

Sous la direction de BERNARD **SALAMITO**
STÉPHANE **CARDINI** | DAMIEN **JURINE** | MARIE-NOËLLE **SANZ**

PHYSIQUE MPSI

TOUT-EN-UN

l'intégrale

Avec la collaboration de :
ANNE-EMMANUELLE **BADEL**
FRANÇOIS **CLAUSSET**

DUNOD

Conception et création de couverture : Hokus Pokus Créations
Les photos du chapitre 5 ont été réalisées par Pierre Canaguier

© Dunod, 2019
11 rue Paul Bert, 92240 Malakoff
www.dunod.com
ISBN 978-2-10-079803-2

Le Code de la propriété intellectuelle n'autorisant, aux termes de l'article L. 122-5, 2° et 3° a), d'une part, que les « copies ou reproductions strictement réservées à l'usage privé du copiste et non destinées à une utilisation collective » et, d'autre part, que les analyses et les courtes citations dans un but d'exemple et d'illustration, « toute représentation ou reproduction intégrale ou partielle faite sans le consentement de l'auteur ou de ses ayants droit ou ayants cause est illicite » (art. L. 122-4).

Cette représentation ou reproduction, par quelque procédé que ce soit, constituerait donc une contrefaçon sanctionnée par les articles L. 335-2 et suivants du Code de la propriété intellectuelle.

Table des matières

I	Signaux physiques	22
1	Oscillateur harmonique	23
1	Un oscillateur harmonique mécanique	23
1.1	Système étudié	23
1.2	Obtention d’une équation différentielle	24
1.3	Définition d’un oscillateur harmonique	24
1.4	Résolution de l’équation différentielle	25
1.5	Conservation de l’énergie mécanique	27
1.6	Amplitude et période du mouvement	29
2	Signal sinusoïdal	30
2.1	Définition du signal sinusoïdal	30
2.2	Phase instantanée, phase initiale	30
2.3	Période, fréquence	31
2.4	Une interprétation géométrique	32
2.5	Représentation de Fresnel	33
2.6	Déphasage	34
2	Propagation d’un signal	47
1	Signaux physiques, spectre	47
1.1	Ondes et signaux physiques	47
1.2	Notion de spectre	48
1.3	Cas d’un signal périodique de forme quelconque	50
1.4	Analyse harmonique expérimentale	53
1.5	Exemple : analyse de signaux sonores	54
2	Phénomène de propagation	56

TABLE DES MATIÈRES

2.1	Observations expérimentales	56
2.2	Onde progressive	57
2.3	Onde progressive sinusoïdale	61
3	Superpositions de deux signaux sinusoïdaux	77
1	Interférences entre deux ondes de même fréquence	77
1.1	Somme de deux signaux sinusoïdaux de même fréquence	77
1.2	Phénomène d'interférences	81
2	Ondes stationnaires et modes propres	86
2.1	Superposition de deux ondes progressives de même amplitude	86
2.2	Onde stationnaire	86
2.3	Expérience de la corde de Melde	88
2.4	Modes propres	92
4	Onde lumineuse	117
1	L'onde lumineuse	117
1.1	Existence et nature de l'onde lumineuse	117
1.2	Célérité de l'onde lumineuse	117
1.3	Longueurs d'onde et fréquences optiques	118
2	Récepteurs lumineux, éclairement	120
2.1	Comparaison avec les récepteurs d'onde sonore	120
2.2	Exemples de récepteurs d'onde lumineuse	121
2.3	Éclairement	122
2.4	Éclairement spectral	122
3	Les sources lumineuses	123
3.1	Les sources de lumière blanche	123
3.2	Les lampes spectrales	123
3.3	Faisceau laser	124
4	Rayon lumineux et source ponctuelle	124
4.1	Expérience	124
4.2	Définition d'un rayon lumineux	125
4.3	Propagation rectiligne	125
4.4	Modèle de la source ponctuelle et monochromatique	126
5	La diffraction de la lumière	127
5.1	Diffraction par une fente	127
5.2	Universalité du phénomène de diffraction	129

5	Optique géométrique	147
1	Approximation de l’optique géométrique	147
2	Lois de Descartes	148
2.1	Lois de Descartes pour la réflexion	148
2.2	Lois de Descartes pour la réfraction	149
3	Miroir plan	151
3.1	Image d’un point objet par un miroir plan	151
3.2	Image d’un objet par un miroir plan	153
4	Systèmes centrés et approximation de Gauss	153
4.1	Systèmes optiques centrés	153
4.2	Approximation de Gauss	153
4.3	Propriétés d’un système centré dans les conditions de Gauss	154
4.4	Foyers objet, foyers image	155
5	Lentilles minces	157
5.1	Présentation des lentilles	157
5.2	Constructions géométriques	159
5.3	Relations de conjugaison	165
5.4	Complément : démonstration des formules de conjugaison	166
6	Applications des lentilles	166
6.1	Projection d’une image	166
6.2	Le microscope	169
6.3	La lunette de Galilée	171
6.4	La lunette astronomique	172
7	L’œil	173
7.1	Description et modélisation	173
7.2	Caractéristiques optiques	174
7.3	Défauts de l’œil	174
8	Approche documentaire : influence des réglages sur l’image produite par un appareil photographique numérique	175
8.1	Modélisation	175
8.2	Influence du diaphragme d’ouverture	176
8.3	Influence de la distance focale	179
6	Introduction au monde quantique	205
1	La dualité onde-particule de la lumière	205
1.1	Introduction	205
1.2	Historique de la découverte du photon	206
1.3	Le photon	208

TABLE DES MATIÈRES

1.4	Une expérience avec des photons uniques	210
1.5	Franges d’interférences et photons	211
2	La dualité onde-particule de la matière	213
2.1	La longueur d’onde de de Broglie	213
2.2	Expériences d’interférences de particules	217
3	Fonction d’onde et probabilités	219
3.1	Analyse d’une expérience d’interférences quantiques	219
3.2	Notion de fonction d’onde et probabilité de détection	221
3.3	Interprétation de l’expérience des fentes de Young	221
3.4	Complémentarité	221
4	Quantification de l’énergie d’une particule confinée	222
4.1	Notion de quantification	222
4.2	Particule dans un puits infini à 1 dimension	222
4.3	Généralisation : lien entre confinement spatial et quantification	224
7	Circuits électriques dans l’ARQS	237
1	Intensité du courant électrique	237
1.1	Charge électrique	237
1.2	Conducteurs électriques	238
1.3	Le courant électrique	239
1.4	Intensité d’un courant stationnaire dans un fil	240
1.5	Mesure de l’intensité d’un courant	242
1.6	L’Approximation des Régimes Quasi-Stationnaires (ARQS)	242
1.7	Intensité d’un courant variable	243
1.8	Loi des nœuds	244
2	Circuit électrique	245
3	Tension électrique	245
3.1	Mesure d’une tension	246
3.2	Additivité des tensions	247
3.3	Loi des mailles	247
3.4	Potentiel électrique	248
3.5	La masse	249
4	Dipôles électrocinétiques en courant continu	250
4.1	Puissance, conventions générateur et récepteur	250
4.2	Caractéristique d’un dipôle en courant continu	251
4.3	Le résistor	252
4.4	Les générateurs de tension	252
4.5	Point de fonctionnement d’un circuit	254

TABLE DES MATIÈRES

5	Associations de dipôles	255
5.1	Associations série et parallèle	255
5.2	Lois d'association des résistances	255
5.3	Associations de générateurs	256
6	Ponts diviseurs	257
6.1	Diviseur de tension	257
6.2	Diviseur de courant	257
7	Résistances de sortie et d'entrée	258
7.1	Résistance d'entrée	258
7.2	Résistance de sortie	259
8	Dipôles électrocinétiques fondamentaux du régime variable	259
8.1	Le générateur idéal de tension variable	259
8.2	Le résistor	260
8.3	Le condensateur	260
8.4	La bobine	261
9	Puissance et énergie en régime variable	262
9.1	Les unités	262
9.2	Puissance instantanée reçue par un dipôle en régime variable	262
9.3	Puissance dissipée dans un résistor	262
9.4	Énergie stockée dans un condensateur	262
9.5	Énergie stockée dans une bobine	263
8	Circuit linéaire du premier ordre	285
1	Étude expérimentale d'un circuit <i>RC</i> série	285
1.1	Montage	285
1.2	Régimes transitoire et établi	286
2	Modélisation	286
2.1	Simplification du montage	286
2.2	Équation différentielle sur $u_C(t)$	287
2.3	Constante de temps	287
2.4	Calcul de la tension $u_C(t)$	288
2.5	Interprétation physique	289
2.6	Portrait de phase	291
2.7	Bilan énergétique	293
3	Régime libre du circuit <i>RC</i>	294
3.1	Observation de la réponse à un signal crêteau	294
3.2	Modélisation du régime libre	295
4	Étude de la tension $u_R(t)$	296

TABLE DES MATIÈRES

4.1	Réponse indicielle	297
4.2	Équation différentielle sur $u_R(t)$	297
4.3	Utilisation du portrait de phase	298
4.4	Résolution de l'équation différentielle	299
4.5	Régime libre	299
5	Exemple de circuit inductif	300
5.1	Schéma du montage	300
5.2	Équation différentielle sur $i(t)$	301
5.3	Calcul de l'intensité $i(t)$	301
5.4	Bilan énergétique	302
9	Circuit linéaire du second ordre	313
1	Étude expérimentale d'un circuit RLC série	313
1.1	Montage	313
1.2	Régimes transitoire et établi	314
1.3	Portraits de phase	315
2	Équation différentielle sur la tension u_C	316
2.1	Mise en équation	317
2.2	Pulsation propre et facteur de qualité	317
3	Détermination de la tension $u_C(t)$	318
3.1	Recherche des conditions initiales	318
3.2	Solution particulière $u_{C,p}(t)$	319
3.3	Différents régimes pour $u_{C,h}(t)$	319
3.4	Solution complète	321
4	Durée du régime transitoire	322
5	Réponse à un signal créneaux	323
5.1	Observations expérimentales	323
5.2	Modélisation du régime libre	324
6	Bilan énergétique	326
7	Analogie entre un circuit RLC et un oscillateur mécanique	327
10	Régime sinusoïdal	337
1	Régime transitoire et régime sinusoïdal forcé	337
1.1	Exemple	337
1.2	Généralisation	339
2	Signaux complexes en régime sinusoïdal forcé	339
2.1	Fondements de la méthode complexe	339
2.2	Exemple d'application	341

TABLE DES MATIÈRES

3	Impédance complexe	344
3.1	Impédance complexe d'un dipôle passif	344
3.2	Impédance complexe des dipôles de base	344
3.3	Association d'impédances complexes	345
3.4	Ponts diviseurs	346
4	Résonance d'intensité dans un circuit <i>RLC</i> série	347
4.1	Expérience	347
4.2	Interprétation par la méthode complexe	348
4.3	Interprétation par les vecteurs de Fresnel	350
4.4	Facteur de qualité	352
4.5	Détermination expérimentale des paramètres de la résonance	353
5	Résonance de charge d'un circuit <i>RLC</i> série	354
5.1	Étude en notation complexe	354
5.2	Détermination expérimentale de ω_0 et Q	356
5.3	Complément : étude par la méthode des vecteurs de Fresnel	357
6	Résonance dans un système mécanique	358
11	Analyse fréquentielle d'un circuit linéaire	375
1	Fonction de transfert	375
1.1	Position du problème	375
1.2	Définition de la fonction de transfert	375
1.3	Fonction de gain et fonction de phase	376
1.4	Réponse du filtre à un signal sinusoïdal	376
1.5	Lien entre équation différentielle et fonction de transfert	378
2	Diagramme de Bode	378
2.1	Le gain en décibel	379
2.2	Mesure d'un gain en décibel	379
2.3	Le diagramme de Bode	380
2.4	Étude de la courbe d'amplitude	381
2.5	Domaine dérivateur, domaine intégrateur	385
3	Exemples de filtres	386
3.1	Filtre passe-bas du premier ordre	386
3.2	Filtre passe-bas du deuxième ordre	388
3.3	Filtre passe-haut du premier ordre	389
3.4	Filtre passe-haut du deuxième ordre	391
3.5	Filtre passe-bande du deuxième ordre	392
4	Annexe 1 : courbes d'amplitude et de phase des filtres du premier et du deuxième ordre	394

TABLE DES MATIÈRES

4.1	Filtres du premier ordre	394
4.2	Filtres du deuxième ordre	395
5	Annexe 2 : diagrammes de Bode des filtres du premier et du deuxième ordre .	397
5.1	Filtres du premier ordre	397
5.2	Filtres du deuxième ordre	398
12	Filtrage d'un signal	411
1	Signaux non sinusoïdaux	411
1.1	Superposition de signaux sinusoïdaux en nombre fini	411
1.2	Exemples	411
2	Valeur moyenne, Valeur efficace	412
2.1	Valeur moyenne	412
2.2	Valeur efficace	413
3	Réponse d'un filtre à un signal périodique non sinusoïdal	414
3.1	Expression du signal de sortie	414
3.2	Principe du filtrage	416
3.3	Bande passante à -3dB	416
4	Exemples de filtrage	417
4.1	Filtrage par un filtre passe-bas	417
4.2	Filtrage par un filtre passe-haut	419
4.3	Filtrage par un filtre passe-bande	421
5	Filtre intégrateur ou dérivateur	421
5.1	Intégrateur	421
5.2	Dérivateur	422
6	Approche documentaire : accéléromètre	423
II	Mécanique 1	439
13	Cinématique du point	441
1	Notion de point en physique	441
1.1	Définition d'un solide	441
1.2	Définition d'un point	441
1.3	Quand peut-on assimiler un système à un point ?	442
2	Repérage d'un point du plan	442
2.1	Intérêt d'avoir plusieurs systèmes de coordonnées	442
2.2	Repérage d'un point sur une droite.	444
2.3	Repérage d'un point dans le plan	445

TABLE DES MATIÈRES

3	Repérage d'un point dans l'espace	448
3.1	Repérage cartésien	448
3.2	Repérage cylindrique	448
3.3	Repérage sphérique	449
4	Cinématique du point	452
4.1	Notion de référentiel	452
4.2	Vecteurs position, déplacement, vitesse et accélération	454
5	Utilisation des différents systèmes de coordonnées	456
5.1	Coordonnées cartésiennes	456
5.2	Coordonnées cylindro-polaire	458
5.3	Coordonnées sphériques	462
6	Études de mouvements en coordonnées cartésiennes	465
6.1	Mouvements rectilignes	465
6.2	Mouvements à vecteur accélération constante	467
6.3	Mouvement rectiligne sinusoïdal : mouvement harmonique	469
7	Mouvements circulaires	470
7.1	Mouvement circulaire et uniforme	470
7.2	Généralisation : mouvement circulaire quelconque	471
8	Interprétation du vecteur accélération	472
8.1	Le vecteur vitesse et sa norme	472
8.2	Vecteur accélération et variation de la norme de la vitesse	473
8.3	Vecteur accélération et courbure de la trajectoire	474
9	Étude expérimentale de mouvements	475
9.1	Généralités	475
9.2	Étude expérimentale en coordonnées cartésiennes	476
9.3	Étude expérimentale en coordonnées polaires	479
14	Cinématique du solide	493
1	Repérage d'un solide	493
1.1	Définition d'un solide	493
1.2	Repérage d'un solide dans l'espace	493
2	Mouvement de translation	494
2.1	Définition	494
2.2	Mouvement d'un point d'un solide en translation	494
2.3	Conséquences	495
2.4	Deux mouvements de translations remarquables	495
3	Solides en rotation autour d'un axe fixe	496
3.1	Définition	496

TABLE DES MATIÈRES

3.2	Mouvement d'un point d'un solide en rotation	496
3.3	Conséquences	497
3.4	Quelques exemples de rotation autour d'un axe fixe	498
15	Principes de la dynamique newtonienne	505
1	Éléments cinétiques d'un point matériel	505
1.1	Masse	505
1.2	Quantité de mouvement	506
2	Les trois lois de Newton	507
2.1	Première loi de Newton : Principe d'inertie	507
2.2	Deuxième loi de Newton : Principe fondamental de la dynamique . .	508
2.3	Troisième loi de Newton : principe des actions réciproques	510
3	Limite de validité de la mécanique classique	511
3.1	Qu'est-ce qu'un principe ?	511
3.2	Les hypothèses de la mécanique classique	511
3.3	Les limites de la mécanique classique	511
4	Premières applications : détermination d'une loi de force	512
4.1	Détermination dynamique d'une force : mesure de g	512
4.2	Détermination statique d'une force	513
5	Classification des forces	513
5.1	Les quatre interactions fondamentales	514
5.2	Forces à distance	514
5.3	Forces de contact	518
6	Résolution d'un problème de mécanique du point	522
7	Chute libre dans le champ de pesanteur	523
7.1	Mise en équation	523
7.2	Chute libre dans le vide	523
7.3	Chute libre avec frottements proportionnels à la vitesse	524
7.4	Chute libre avec frottements proportionnels au carré de la vitesse . .	527
7.5	Comparaison des deux modèles de frottements	528
8	Tir d'un projectile dans le champ de pesanteur	529
8.1	Mise en équation	529
8.2	Tir dans le vide	530
8.3	Tir en tenant compte de la résistance de l'air	532
9	Le pendule simple	534
9.1	Modélisation	535
9.2	Équation du mouvement	535
9.3	Résolution numérique	536

TABLE DES MATIÈRES

9.4 Cas des oscillations de faibles amplitudes 537

16 Aspects énergétiques de la dynamique du point 559

1 Travail et puissance d’une force 559

1.1 Introduction et notations 559

1.2 Puissance d’une force 560

1.3 Travail élémentaire d’une force 561

1.4 Travail d’une force au cours d’un déplacement 561

2 Premiers exemples de calculs de travaux 562

2.1 Travail d’une force constamment perpendiculaire au mouvement . . . 562

2.2 Travail d’une force constante 562

2.3 Travail d’une force de frottement de norme constante 562

3 Théorème de l’énergie cinétique 563

3.1 Définition de l’énergie cinétique 563

3.2 Théorème de l’énergie cinétique en référentiel galiléen 563

3.3 Utilisation du théorème de l’énergie cinétique 565

3.4 Intérêt d’une approche énergétique 565

3.5 Étude d’un problème à l’aide du théorème de l’énergie cinétique . . . 565

4 Énergie potentielle et forces conservatives 567

4.1 Définitions 567

4.2 Exemples de forces conservatives 567

4.3 Exemples de forces non conservatives 570

5 Énergie mécanique 571

5.1 Définition de l’énergie mécanique 571

5.2 Conservation de l’énergie mécanique 571

5.3 Cas général : non conservation de l’énergie mécanique 572

6 Étude qualitative des mouvements et des équilibres 572

6.1 Exemple introductif 572

6.2 Position du problème 573

6.3 Analyse du mouvement à l’aide d’un graphe énergétique 574

6.4 Analyse des équilibres à l’aide d’un graphe énergétique 575

7 Portraits de phase et lien avec le profil d’énergie potentielle 578

7.1 Définitions 578

7.2 Exemple introductif 578

7.3 Caractéristiques principales des portraits de phase 580

17 Mouvement dans un puits de potentiel 599

1 Mouvement conservatif dans un puits de potentiel 599

TABLE DES MATIÈRES

1.1	Mouvement dans un puits de potentiel harmonique	599
1.2	Mouvement dans un puits de potentiel quelconque	602
2	Mouvements dans un puits de potentiel : influence des frottements	606
2.1	Équation différentielle du mouvement	606
2.2	Équation caractéristique et observation	607
2.3	Résolution : les trois régimes	608
2.4	Évaluation rapide de la durée des différents régimes	612
2.5	Aspects énergétiques	613
18	Mouvement d’une particule chargée dans un champ électrique ou magnétique	635
1	Force de Lorentz	635
1.1	Rappel de l’expression	635
1.2	Différence fondamentale entre la composante électrique et la compo- sante magnétique	636
1.3	Ordre de grandeur et conséquences	636
2	Mouvement dans un champ électrique uniforme	637
2.1	Équation du mouvement	637
2.2	Étude de la trajectoire	638
2.3	Accélération d’une particule chargée par un champ électrique	639
3	Mouvement dans un champ magnétique	643
3.1	Le mouvement est uniforme	643
3.2	Étude de la trajectoire	644
4	Quelques applications de ces mouvements	646
4.1	Expérience de Thomson	646
4.2	Spectromètre de masse	649
4.3	Cyclotron	650
5	Approche documentaire : limites relativistes en microscopie électronique	651

III Mécanique 2 **669**

19	Loi du moment cinétique pour un point matériel	671
1	Observations préliminaires	671
1.1	Exemples introductifs	671
1.2	Notion intuitive de bras de levier	672
2	Moment cinétique d’un point matériel	672
2.1	Définition du moment cinétique	672
3	Moment d’une force	675
3.1	Moment d’une force par rapport à un point <i>O</i>	675

TABLE DES MATIÈRES

3.2	Moment d’une force par rapport à un axe orienté Δ	675
4	Loi du moment cinétique pour un point matériel	677
4.1	Loi du moment cinétique par rapport à un point fixe	677
4.2	Cas de conservation du moment cinétique	678
4.3	Loi du moment cinétique par rapport à un axe fixe	678
20	Mouvement dans un champ de force centrale. Champs newtoniens.	691
1	Force centrale conservative	691
1.1	Qu’est-ce qu’une force centrale conservative ?	691
1.2	Exemples de forces centrales conservatives	692
1.3	Observations de mouvements à force centrale conservative	694
2	Généralités sur les forces centrales conservatives	695
2.1	Conséquence du caractère central de la force	695
2.2	Conséquence du caractère conservatif de la force	698
3	Cas particulier de l’attraction gravitationnelle	699
3.1	Position du problème	699
3.2	Étude qualitative du mouvement radial	700
4	Étude directe de la trajectoire circulaire	701
4.1	Position du problème	701
4.2	Étude à partir du principe fondamental de la dynamique	702
4.3	Application aux satellites géostationnaires	704
4.4	Vitesses cosmiques	707
4.5	Compléments : autres trajectoires envisageables	709
21	Moment cinétique et solide en rotation	723
1	Moment cinétique d’un solide ou d’un système de points	723
1.1	Cas d’un point matériel : notion de moment d’inertie	723
1.2	Cas d’un système déformable	724
1.3	Cas d’un solide en rotation par rapport à un axe	725
2	Loi du moment cinétique pour un solide en rotation	727
2.1	Rappel sur le moment d’une force	727
2.2	Loi scalaire du moment cinétique pour un solide	727
2.3	Cas de conservation du moment cinétique	728
2.4	Couples	728
3	Application aux dispositifs rotatifs	731
3.1	Liaison pivot d’axe (Oz)	731
3.2	Notions sur les moteurs et les freins dans les dispositifs rotatifs	732
4	Pendule pesant	733

TABLE DES MATIÈRES

4.1	Position du problème et équation du mouvement	733
4.2	Oscillations de faible amplitude	734
4.3	Intégrale première du mouvement et étude qualitative	735
4.4	Portrait de phase	736
4.5	Résolution numérique	737
5	Énergie d'un solide en rotation autour d'un axe fixe	738
5.1	Énergie cinétique d'un solide en rotation	738
5.2	Puissance d'une force appliquée à un solide en rotation	739
5.3	Loi de l'énergie cinétique pour un solide indéformable	739
 IV Thermodynamique		753
 22 Système thermodynamique à l'équilibre		755
1	Descriptions microscopique et macroscopique de la matière	755
1.1	Les phases solide, liquide et gaz	755
1.2	L'agitation thermique	756
1.3	Échelles microscopique, mésoscopique et macroscopique	757
1.4	Le point de vue de la thermodynamique	757
2	Système thermodynamique, variables d'état	758
2.1	Système thermodynamique	758
2.2	Variables d'état	759
3	Équilibre thermodynamique	762
3.1	Définition	762
3.2	Équilibre thermodynamique local	762
3.3	Conditions d'équilibre	762
4	Équation d'état	764
4.1	Définition	764
4.2	Équation d'état d'un gaz parfait	764
4.3	Équation d'état d'une phase condensée idéale	766
5	Énergie interne, capacité thermique à volume constant	767
5.1	L'énergie interne U	767
5.2	La capacité thermique à volume constant C_V	768
5.3	Cas d'un gaz parfait	768
5.4	Cas d'une phase condensée incompressible	769
6	Corps pur diphasé en équilibre	770
6.1	Changements d'état physique	770
6.2	Diagramme de phases (P,T)	771

TABLE DES MATIÈRES

6.3	Variables d'état d'un système diphasé	774
7	Étude de l'équilibre liquide-gaz	775
7.1	Pression de vapeur saturante	775
7.2	Variation de P_{sat} avec T	776
7.3	Température d'ébullition	777
7.4	Diagramme de Clapeyron	777
7.5	Composition du mélange liquide-gaz	778
7.6	Point critique	780
7.7	Le stockage des fluides	781
23	Énergie échangée par un système au cours d'une transformation	791
1	Transformation thermodynamique	791
1.1	Transformation, état initial, état final	791
1.2	Différents types de transformations	792
1.3	Influence du choix du système	794
2	Travail des forces de pression	795
2.1	Expression générale du travail de la pression extérieure	795
2.2	Cas particulier d'un fluide en écoulement	798
2.3	Travail des forces de pression dans deux cas particuliers	799
2.4	Travail des forces de pression dans le cas d'une transformation mé- caniquement réversible	800
3	Transfert thermique	803
3.1	Définition	803
3.2	Transformation adiabatique	804
3.3	Notion de thermostat	805
3.4	Retour sur les transformations monotherme et isotherme	806
3.5	Choix d'un modèle : adiabatique ou isotherme ?	806
24	Premier principe. Bilans d'énergie	815
1	Le premier principe de la thermodynamique	815
1.1	Énergie d'un système	815
1.2	Premier principe de la thermodynamique	816
1.3	Obtention de la valeur du transfert thermique	817
1.4	Transfert thermique dans une transformation isochore sans travail autre que celui de la pression et sans variation d'énergie cinétique . . .	818
1.5	Exemples d'application du premier principe	818
2	La fonction d'état enthalpie	822
2.1	Définitions	822

TABLE DES MATIÈRES

2.2	Premier principe pour une transformation monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final	823
2.3	Transfert thermique dans une transformation isobare sans travail autre que celui de la pression et sans variation d'énergie cinétique	823
2.4	Enthalpie d'un gaz parfait	824
2.5	Enthalpie d'une phase condensée indilatable et incompressible	826
2.6	Enthalpie d'un système diphasé	827
2.7	Variations d'enthalpie isobares	828
3	Mesures de grandeurs thermodynamiques	830
3.1	Le calorimètre	830
3.2	Détermination d'une capacité thermique massique	831
3.3	Détermination d'une enthalpie de changement d'état	833
3.4	Mesure de la valeur en eau du calorimètre	834
25	Deuxième principe. Bilans d'entropie.	845
1	Le deuxième principe de la thermodynamique	845
1.1	Transformations irréversibles et transformations réversibles	845
1.2	Le deuxième principe de la thermodynamique	848
2	Entropie d'un échantillon de corps pur	849
2.1	Entropie d'un gaz parfait	849
2.2	Entropie d'une phase condensée indilatable et incompressible	853
2.3	Entropie d'un système diphasé	853
3	Exemples de bilans d'entropie	855
3.1	Méthode générale	855
3.2	Exemple 1 : détente de Joule - Gay Lussac	856
3.3	Exemple 2 : mise en contact avec un thermostat	856
3.4	Exemple 3 : compression d'un gaz parfait	859
3.5	Exemple 4 : chauffage par effet Joule	861
3.6	Exemple 5 : solidification d'un liquide surfondu	863
26	Machines thermiques	877
1	Machine monotherme	877
2	Machines thermiques dithermes	878
2.1	Généralités sur les machines dithermes	878
2.2	Moteur thermique	879
2.3	Machine frigorifique	881
2.4	Pompe à chaleur	882
3	Étude de cycles théoriques réversibles	883

TABLE DES MATIÈRES

3.1	Cycle de Carnot pour un gaz parfait	883
3.2	Cycle de Carnot pour un système diphasé	885
4	Étude de machines thermiques réelles	886
4.1	Moteur à explosion	886
4.2	Machine frigorifique	889
V Induction et forces de Laplace		919
27 Champ magnétique		921
1	Notion de champ	921
1.1	Champ scalaire et champ vectoriel	921
1.2	Champ stationnaire, champ uniforme	922
1.3	Lignes de champ	922
1.4	Un champ vectoriel permet de décrire une interaction à distance . . .	922
2	Champ magnétique, cartographie et exemples	923
2.1	Définition du champ magnétique	923
2.2	Unité de champ magnétique et ordres de grandeur	923
2.3	Source du champ magnétique	923
2.4	Champ magnétique créé par un fil rectiligne infini	924
2.5	Champ magnétique créé par une spire circulaire	925
2.6	Norme du champ magnétique	926
2.7	Bobine longue	926
2.8	Aimant	929
3	Moment magnétique	929
3.1	Vecteur surface d’une spire plane	929
3.2	Moment magnétique d’une spire plane	930
3.3	Moment magnétique d’une bobine	930
3.4	Moment magnétique d’un aimant, ordre de grandeur	930
3.5	Lignes de champ d’un moment magnétique	931
28 Actions d’un champ magnétique		939
1	Force de Laplace	939
1.1	Force de Laplace sur un tronçon rectiligne dans un champ uniforme .	939
1.2	Puissance de la force de Laplace	940
2	Couple magnétique	940
2.1	Expression du couple magnétique	940
2.2	Exemple : couple magnétique exercé par un champ magnétique uni- forme sur une spire rectangulaire	941

TABLE DES MATIÈRES

3	Action d'un champ magnétique uniforme sur un aimant	944
3.1	Orientation d'un aimant	944
3.2	Positions d'équilibre	944
3.3	Application : la boussole	945
3.4	Effet moteur d'un champ magnétique tournant	945
29	Lois de l'induction	953
1	Expériences d'induction électromagnétique	953
1.1	Expérience historique de Faraday	953
1.2	Autres expériences	954
1.3	Interprétation	955
2	Loi de Faraday	956
2.1	Flux magnétique	956
2.2	Force électromotrice induite	957
2.3	Convention d'algébrisation	958
2.4	La loi de Faraday est-elle toujours applicable?	958
3	Loi de Lenz	960
30	Circuit fixe dans un champ magnétique variable	965
1	Auto-induction	965
1.1	Coefficient d'auto-induction	965
1.2	Exemple de calcul d'une inductance propre	967
1.3	Force électromotrice auto-induite	967
1.4	Schéma électrique	968
1.5	Loi de Lenz	968
1.6	Mesure de l'inductance propre d'une bobine	968
1.7	Bilan d'énergie	969
2	Induction mutuelle	970
2.1	Coefficient d'induction mutuelle	970
2.2	Forces électromotrices induites dans des circuits couplés par mu- tuelle induction	972
2.3	Schéma électrique	972
2.4	Étude de deux circuits couplés	973
31	Circuit mobile dans un champ magnétique stationnaire	987
1	Conversion de puissance mécanique en puissance électrique	987
1.1	Rails de Laplace générateurs	987
1.2	Freinage par induction	993

TABLE DES MATIÈRES

1.3	Alternateur	994
2	Conversion de puissance électrique en puissance mécanique	997
2.1	Rails de Laplace moteurs	997
2.2	Haut-parleur électrodynamique	1001
 VI Appendices		 1023
A Mesures et incertitudes		1025
1	Mesure d’une grandeur physique	1025
1.1	Représentation d’une grandeur physique	1025
1.2	Mesure d’une grandeur physique	1026
2	Incertitudes et intervalle de confiance	1029
2.1	Notion d’intervalle de confiance	1029
2.2	Évaluation d’une incertitude-type	1030
2.3	Incertitude-type composée	1033
3	Présentation d’un résultat expérimental	1034
3.1	Notation d’un résultat	1034
3.2	Chiffres significatifs et arrondis	1035
4	Validité d’un résultat expérimental	1036
4.1	Comparaison entre une valeur mesurée et une valeur de référence	1036
4.2	Vérification d’une relation linéaire entre des données	1036
 B Outils mathématiques		 1041
1	Équations algébriques	1041
1.1	Système linéaire de n équations à p inconnues	1041
1.2	Équation non linéaire	1042
2	Équations différentielles	1044
2.1	Équation différentielle linéaire d’ordre 1 à coefficients constants	1044
2.2	Équation différentielle linéaire homogène d’ordre 2 à coefficients constants	1048
2.3	Équation différentielle linéaire d’ordre 2 à coefficients constants, avec un second membre non nul	1051
2.4	Autres équations différentielles	1054
3	Fonctions	1057
3.1	Fonctions usuelles	1057
3.2	Dérivée	1059
3.3	Développements limités	1061
3.4	Primitive et intégrale	1062

TABLE DES MATIÈRES

	3.5	Développement en série de Fourier	1065
4		Géométrie	1067
	4.1	Projection d'un vecteur, produit scalaire	1067
	4.2	Produit vectoriel	1069
	4.3	Transformations géométriques	1071
	4.4	Courbes planes	1074
	4.5	Courbes paramétrées	1077
	4.6	Longueurs, aires et volumes classiques	1080
	4.7	Barycentre d'un système de points	1080
5		Trigonométrie	1082
	5.1	Angle orienté	1082
	5.2	Fonctions trigonométriques	1083
	5.3	Nombres complexes	1086

Avant propos

Cette nouvelle édition du *Tout-en-un de Physique, option MPSI* est totalement conforme au programme officiel des classes préparatoires. Cependant quelques paragraphes, intitulés « complément », proposent des développements en dehors du programme.

Les encadrés sur fond gris contiennent l'ensemble de ce qu'il faut retenir. Ils peuvent être lus indépendamment du texte, dans une phase de révision. En fin de chaque chapitre, une synthèse récapitule les savoirs et savoir-faire qui doivent être acquis par l'étudiant et les mots clés dont il doit avoir la maîtrise.

Les exercices sont regroupés en deux catégories : dans la rubrique *s'entraîner* des exercices d'application directe du cours et dans la rubrique *approfondir* des exercices demandant plus de réflexion. Les solutions proposées sont complètes et peuvent servir de modèle de rédaction.

Deux appendices complètent l'ouvrage. Le premier traite du délicat problème des incertitudes expérimentales. Le deuxième expose toutes les méthodes mathématiques dont la maîtrise peut être nécessaire lors d'une épreuve de physique.

Les auteurs seront heureux d'avoir des retours de lecteurs sur leur expérience de travail avec ce livre. Bonne lecture et bon travail à tous !

Première partie

Signaux physiques

Oscillateur harmonique

1

On appelle **signal physique** une grandeur physique dépendant du temps. Dans cette partie du cours, on s'intéressera surtout à des **signaux périodiques**. Un signal périodique est un signal qui se reproduit identique à lui-même au cours du temps. Le plus fondamental des signaux périodiques est le **signal sinusoïdal**.

Dans ce chapitre, on introduit un modèle physique qui produit un signal sinusoïdal appelé l'**oscillateur harmonique**. Les adjectifs harmonique et sinusoïdal sont synonymes : on rencontre parfois les expressions « signal harmonique » ou « oscillateur sinusoïdal ».

L'exemple étudié dans ce chapitre est un oscillateur harmonique mécanique. Cependant on retrouve ce modèle dans bien d'autres domaines de la physique, notamment l'électricité.

1 Un oscillateur harmonique mécanique

1.1 Système étudié

Le système mécanique oscillant le plus simple est une masse accrochée à un ressort.

On considère dans ce paragraphe un mobile de masse m qui se déplace sans frottement le long d'une tige horizontale (voir figure 1.1). Sa position est repérée par l'abscisse x de son centre d'inertie G mesurée sur l'axe (Ox) matérialisé par la tige. On choisit de placer l'origine de l'axe (Ox) de manière que G coïncide avec O dans la position d'équilibre (voir figure 1.1).

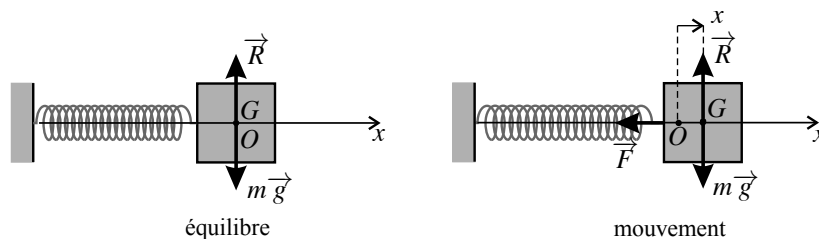


Figure 1.1 – Un exemple d'oscillateur harmonique mécanique.

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

1.2 Obtention d’une équation différentielle

a) Forces s’exerçant sur le système

Le ressort exerce sur le mobile une force qui s’écrit :

$$\vec{F} = -kx\vec{u}_x,$$

où k est la **constante de raideur** du ressort. Cette force est une force de rappel : son sens est opposé au sens du déplacement du mobile par rapport à sa position d’équilibre (la position $x = 0$). Lorsque x est positif, la force est de sens opposé à $\vec{u}_x$ et inversement. On trouvera plus de renseignements sur la force d’un ressort dans le chapitre *Principes de la dynamique newtonienne*.

Le mobile est aussi soumis à son poids $m\vec{g}$ ainsi qu’à une réaction $\vec{R}$ de la tige. Ces deux forces sont verticales et n’ont pas d’influence sur le mouvement qui est horizontal.

b) Application du principe fondamental de la dynamique

Le mouvement du mobile est régi par le principe fondamental de la dynamique (ou deuxième loi de Newton), qui s’écrit :

$$\frac{d\vec{p}}{dt} = \vec{F}$$

où $\vec{p}$ est la quantité de mouvement du mobile. En notant $\vec{v}_G$ la vitesse instantanée du centre d’inertie G du mobile, on a :

$$\vec{p} = m\vec{v}_G = m\frac{dx}{dt}\vec{u}_x.$$

Dans cette relation, $\frac{dx}{dt}$ est la dérivée de la fonction $x(t)$. On notera $\frac{d^2x}{dt^2}$ la dérivée seconde de cette fonction. Le principe fondamental de la dynamique conduit donc à la relation, vérifiée à chaque instant : $\frac{d}{dt}\left(m\frac{dx}{dt}\vec{u}_x\right) = -kx\vec{u}_x$, soit : $m\frac{d^2x}{dt^2}\vec{u}_x = -kx\vec{u}_x$, soit après simplification :

$$\frac{d^2x}{dt^2} = -\frac{k}{m}x. \tag{1.1}$$

La relation qui vient d’être obtenue est appelée **équation différentielle**. Une équation différentielle est une relation entre une fonction $x(t)$ et ses dérivées par rapport au temps $\frac{dx}{dt}$, $\frac{d^2x}{dt^2}$..., qui est vérifiée à chaque instant. Ici, on a trouvé une équation du deuxième ordre, car l’ordre de dérivation le plus grand qui apparaît dans l’équation (le seul ici, mais il pourrait y en avoir plusieurs) est égal à deux.

1.3 Définition d’un oscillateur harmonique

L’équation différentielle (1.1) est une équation différentielle d’oscillateur harmonique.

On appelle **oscillateur harmonique** un système physique décrit par une grandeur $x(t)$ dépendant du temps et vérifiant une équation différentielle de la forme :

$$\frac{d^2x}{dt^2} = -\omega_0^2 x(t) \quad (1.2)$$

où ω_0 est une constante réelle positive qui est appelée **pulsation propre** de l'oscillateur harmonique et qui s'exprime en rad.s^{-1} .

Remarque

L'unité de ω_0 se déduit de l'homogénéité de l'équation différentielle. En effet, la dérivée seconde par rapport au temps a pour dimension physique la dimension de x divisée par un temps au carré. Donc ω_0^2 a la dimension des s^{-2} et ω_0 a la dimension des s^{-1} . Le radian n'a pas de dimension physique.

La masse accrochée au ressort du paragraphe précédent est un oscillateur harmonique mécanique, de pulsation :

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}.$$

On en verra d'autres exemples, en mécanique ou en électricité.

1.4 Résolution de l'équation différentielle

a) Position du problème

Résoudre une équation différentielle consiste à trouver l'expression de la fonction inconnue $x(t)$ qui vérifie cette relation. Mais l'équation ne détermine pas de manière unique $x(t)$. Parmi les fonctions qui la vérifient, on doit choisir celle qui respecte des **conditions initiales** qui sont connues *a priori*.

Pour une équation du deuxième ordre, comme l'équation d'un oscillateur harmonique, les conditions initiales consistent en la donnée :

- de la valeur de la fonction inconnue à l'instant initial $t = 0$: $x(0)$;
- de la valeur de la dérivée première de la fonction inconnue à l'instant initial : $\left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0}$.

On va résoudre cette équation dans le cas du mobile accroché au ressort. Les conditions initiales sont :

- la position initiale : $x(0) = x_0$;
- la vitesse initiale : $\left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0} = v_0$.

b) Solutions dans deux cas particuliers

Cas où $x_0 \neq 0$ et $v_0 = 0$. On considère la fonction :

$$x(t) = x_0 \cos(\omega_0 t) \quad (1.3)$$

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

où x_0 est une constante. On a alors, en utilisant des formules classiques de dérivation (voir l'appendice mathématique) :

$$\frac{dx}{dt} = -\omega x_0 \sin(\omega_0 t), \quad \frac{d^2x}{dt^2} = \frac{d}{dt}(-\omega x_0 \sin(\omega_0 t)) = -\omega_0^2 x_0 \cos(\omega_0 t) = -\omega_0^2 x(t) = -\frac{k}{m}x(t).$$

Ainsi cette fonction $x(t)$ vérifie l'équation différentielle (1.1).

À quelle situation physique la solution trouvée correspond-elle ? Les conditions initiales vérifiées sont :

$$x(0) = x_0 \cos(0) = x_0 \quad \text{et} \quad \left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0} = \omega x_0 \sin(0) = 0.$$

Il s'agit du cas où on lâche le mobile dans la position $x = x_0$ sans lui communiquer de vitesse initiale. Dans ce cas, $x(t)$ oscille entre $-x_0$ et x_0 puisque la fonction cosinus oscille entre -1 et 1 (voir figure 1.2).

Cas où $x_0 = 0$ et $v_0 \neq 0$. On peut imaginer une autre manière de lancer le mobile : sans l'écarter de sa position d'équilibre, lui communiquer une vitesse $v_0 \vec{u}_x$. Quelle est alors la loi du mouvement $x(t)$? Les conditions initiales que doit vérifier cette solution sont :

$$x(0) = 0 \quad \text{et} \quad \left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0} = v_0.$$

La fonction : $x(t) = b \sin(\omega_0 t)$, où b est une constante est aussi une solution de l'équation différentielle du mouvement comme le montre le calcul suivant :

$$\frac{dx}{dt} = \omega_0 b \cos(\omega_0 t), \quad \frac{d^2x}{dt^2} = \frac{d}{dt}(\omega_0 b \cos(\omega_0 t)) = -\omega_0^2 b \sin(\omega_0 t) = -\omega_0^2 x(t) = -\frac{k}{m}x(t).$$

Elle vérifie les conditions initiales si : $x(0) = b \sin(0) = 0$, et si : $\left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0} = \omega_0 b \cos(0) = v_0$.

Il faut donc que : $b = \frac{v_0}{\omega_0}$. Finalement, la solution de l'équation différentielle correspondant à ces conditions initiales est :

$$x(t) = \frac{v_0}{\omega_0} \sin(\omega_0 t). \quad (1.4)$$

Cette solution $x(t)$ oscille entre $-\frac{v_0}{\omega_0}$ et $\frac{v_0}{\omega_0}$ puisque la fonction sinus oscille entre -1 et 1 (voir figure 1.2).

c) Solution pour des conditions initiales quelconques

On peut vérifier facilement que la somme des deux solutions précédemment trouvées,

$$x(t) = x_0 \cos(\omega_0 t) + \frac{v_0}{\omega_0} \sin(\omega_0 t), \quad (1.5)$$

est aussi une solution de l'équation différentielle et qu'elle vérifie les conditions initiales $x(0) = x_0$ et $\left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0} = v_0$. On a ainsi la solution pour un jeu de conditions initiales quelconque. Sur la figure 1.2 on voit que $x(t)$ oscille entre deux valeurs opposées $-A$ et A .

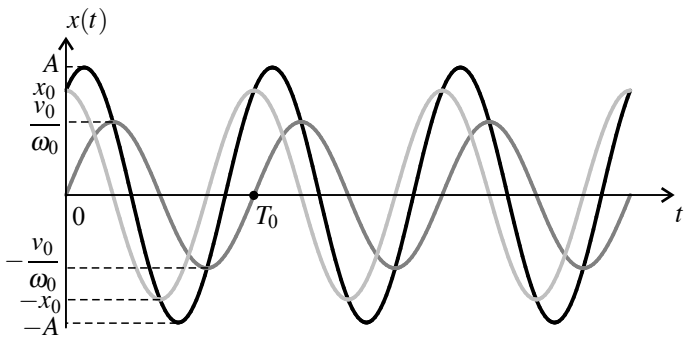


Figure 1.2 – Représentation graphique de $x(t)$ en fonction de t . En gris clair : cas $x_0 \neq 0$ et $v_0 = 0$; en gris foncé : cas $x_0 = 0$ et $v_0 \neq 0$; en noir : cas $x_0 \neq 0$ et $v_0 \neq 0$. La période des oscillations est $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0} = 2\pi\sqrt{\frac{m}{k}}$ (voir paragraphe 2).

d) Généralisation

La solution de l'équation de l'oscillateur harmonique (1.2) est de la forme :

$$x(t) = a \cos(\omega_0 t) + b \sin(\omega_0 t)$$

où a et b sont des constantes fixées par les conditions initiales.

1.5 Conservation de l'énergie mécanique

Lorsqu'il est en mouvement le mobile possède une **énergie cinétique** qui se calcule par la formule :

$$E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{1}{2}m\left(\frac{dx}{dt}\right)^2.$$

Le ressort quant à lui n'a pas de masse donc pas d'énergie cinétique, mais il possède une énergie appelée **énergie potentielle** liée à sa déformation et dont on admettra ici l'expression :

$$E_p = \frac{1}{2}kx^2.$$

La somme de ces deux énergies est l'**énergie mécanique** :

$$E_m = E_p + E_c = \frac{1}{2}kx^2 + \frac{1}{2}m\left(\frac{dx}{dt}\right)^2.$$

Que valent ces énergies au cours du temps ?

Si l'on injecte la solution $x(t) = x_0 \cos(\omega_0 t) + \frac{v_0}{\omega_0} \sin(\omega_0 t)$ dans les expressions précédentes

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

on trouve :

$$\begin{aligned} E_c(t) &= \frac{1}{2}m(-\omega_0 x_0 \sin(\omega_0 t) + v_0 \cos(\omega_0 t))^2 \\ &= \frac{1}{2}m(\omega_0^2 x_0^2 \sin^2(\omega_0 t) + v_0^2 \cos^2(\omega_0 t) - 2\omega_0 x_0 v_0 \cos(\omega_0 t) \sin(\omega_0 t)), \end{aligned}$$

et :

$$\begin{aligned} E_p(t) &= \frac{1}{2}k \left(x_0 \cos(\omega_0 t) + \frac{v_0}{\omega_0} \sin(\omega_0 t) \right)^2 \\ &= \frac{1}{2}k \left(x_0^2 \cos^2(\omega_0 t) + \frac{v_0^2}{\omega_0^2} \sin^2(\omega_0 t) + 2x_0 \frac{v_0}{\omega_0} \cos(\omega_0 t) \sin(\omega_0 t) \right) \\ &= \frac{1}{2}m(\omega_0^2 x_0^2 \cos^2(\omega_0 t) + v_0^2 \sin^2(\omega_0 t) + 2\omega_0 x_0 v_0 \cos(\omega_0 t) \sin(\omega_0 t)), \end{aligned}$$

en utilisant la relation $k = m\omega_0^2$. L'énergie mécanique s'écrit :

$$\begin{aligned} E_m(t) &= E_p(t) + E_c(t) \\ &= \frac{1}{2}m(\omega_0^2 x_0^2 (\cos^2(\omega_0 t) + \sin^2(\omega_0 t)) + v_0^2 (\cos^2(\omega_0 t) + \sin^2(\omega_0 t))) \\ &= \frac{1}{2}m(\omega_0^2 x_0^2 + v_0^2) = \frac{1}{2}k \left(x_0^2 + \frac{v_0^2}{\omega_0^2} \right) = \frac{1}{2}kx_0^2 + \frac{1}{2}mv_0^2. \end{aligned} \quad (1.6)$$

en utilisant encore la relation $k = m\omega_0^2$. L'énergie mécanique est donc constante dans le temps. On reconnaît dans la dernière expression la valeur de l'énergie mécanique à l'instant initial. Ce résultat est cohérent avec le fait que l'on étudie un système idéalisé dont l'amortissement est négligé : on ne prend en compte aucun type de frottement. C'est pourquoi il y a conservation de l'énergie mécanique.

Remarque

Dans les deux cas particuliers du paragraphe b) on fournit son énergie au système :

- sous forme d'énergie potentielle uniquement quand $x_0 \neq 0$ et $v_0 = 0$;
- sous forme d'énergie cinétique uniquement quand $x_0 = 0$ et $v_0 \neq 0$.



L'équation différentielle (1.1) peut être établie à partir de la relation de conservation de l'énergie mécanique : $E_m = \frac{1}{2}m \left(\frac{dx}{dt} \right)^2 + \frac{1}{2}kx(t)^2 = \text{constante}$. En effet, il vient si l'on dérive par rapport au temps :

$$m \frac{dx}{dt} \frac{d^2x}{dt^2} + kx(t) \frac{dx}{dt} = 0,$$

ce qui redonne l'équation différentielle (1.1), après simplification par le terme $\frac{dx}{dt}$.

1.6 Amplitude et période du mouvement

a) Amplitude du mouvement

L'amplitude A du mouvement est la valeur maximale atteinte par $x(t)$. Dans le cas où $x_0 \neq 0$ et $v_0 = 0$, $A = x_0$; dans le cas où $x_0 = 0$ et $v_0 \neq 0$, $A = \frac{v_0}{\omega_0}$. Quelle est l'expression de A dans le cas général où $x_0 \neq 0$ et $v_0 \neq 0$?

On peut utiliser la conservation de l'énergie : lorsque $x(t)$ passe par la valeur maximale A , sa dérivée est nulle donc l'énergie cinétique est nulle. Par suite :

$$E_m = \frac{1}{2}kA^2 + 0.$$

L'expression (1.6) de l'énergie mécanique conduit alors à :

$$A = \sqrt{x_0^2 + \frac{v_0^2}{\omega_0^2}}.$$

b) Période

Comme on l'observe sur la figure 1.2, le mouvement du mobile est oscillatoire et périodique : les valeurs de $x(t)$ se répètent à intervalle régulier. Mathématiquement cela provient de la périodicité des fonctions cosinus et sinus : $\cos(\theta + 2\pi) = \cos \theta$ et $\sin(\theta + 2\pi) = \sin \theta$. Alors :

$$\cos(\omega_0 t) = \cos(\omega_0 t + 2\pi) = \cos\left(\omega_0 \left(t + \frac{2\pi}{\omega_0}\right)\right),$$

et de même : $\sin(\omega_0 t) = \sin\left(\omega_0 \left(t + \frac{2\pi}{\omega_0}\right)\right)$. Ainsi, on a :

$$x(t) = x(t + T_0) \quad \text{avec} \quad T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0} = 2\pi\sqrt{\frac{m}{k}}. \quad (1.7)$$

Cette relation signifie que le mouvement est périodique de période T_0 . La période ne dépend pas de l'amplitude du mouvement, c'est la propriété d'**isochronisme** des oscillations de l'oscillateur harmonique. On peut alors parler de période de l'oscillateur harmonique. T_0 augmente avec la masse m du mobile et diminue avec la constante de raideur k du ressort, ce qui est intuitif.

2 Signal sinusoïdal

2.1 Définition du signal sinusoïdal

Un **signal sinusoïdal** est un signal de la forme :

$$s(t) = A \cos(\omega t + \varphi).$$

où A et ω sont des constantes positives et φ une constante.

ω est la **pulsation** du signal, A son **amplitude**, et φ sa **phase initiale**.



Un signal sinusoïdal peut aussi être écrit sous la forme :

$$s(t) = a \cos(\omega t) + b \sin(\omega t),$$

où a et b sont deux constantes. C'est sous cette forme qu'on l'obtient naturellement en résolvant l'équation différentielle de l'oscillateur harmonique.

Il faut savoir trouver la valeur de l'amplitude et de la phase initiale de ce signal. La relation de trigonométrie $\cos(\alpha + \beta) = \cos \alpha \cos \beta - \sin \alpha \sin \beta$ (voir appendice mathématique) permet d'écrire : $A \cos(\omega t + \varphi) = A \cos \varphi \cos(\omega t) - A \sin \varphi \sin(\omega t)$. On en déduit :

$$\cos \varphi = \frac{a}{A} \quad \text{et} \quad \sin \varphi = -\frac{b}{A} \quad \text{d'où} \quad A = \sqrt{a^2 + b^2} \quad (1.8)$$

puisque $\cos^2 \varphi + \sin^2 \varphi = 1$.

Pour déterminer φ on peut utiliser la méthode suivante qui donne une valeur comprise entre $-\pi$ et π : il s'agit de $\arccos\left(\frac{a}{A}\right)$ si $\sin \varphi > 0$ et de $-\arccos\left(\frac{a}{A}\right)$ si $\sin \varphi < 0$.

2.2 Phase instantanée, phase initiale

L'argument de la fonction cosinus est appelée **phase instantanée**.

Le signal oscille entre $-A$ et A : il vaut A aux instants où la phase instantanée est égale à $2n\pi$ où n est un entier, il vaut $-A$ aux instants où elle est égale à $(2n+1)\pi$, il vaut 0 et a une pente négative aux instants où elle est égale à $\left(2n + \frac{1}{2}\right)\pi$, et il vaut 0 et a une pente positive aux instants où elle est égale à $\left(2n - \frac{1}{2}\right)\pi$. Ceci est illustré sur la figure 1.3.

La **phase initiale** φ donne la valeur de départ du signal à $t = 0$. Elle dépend de l'origine des temps choisie. De plus, le cosinus étant une fonction périodique de période 2π , la phase initiale n'est définie qu'à un multiple entier de 2π près. On peut ainsi toujours se ramener à une phase initiale comprise entre $-\pi$ et π .

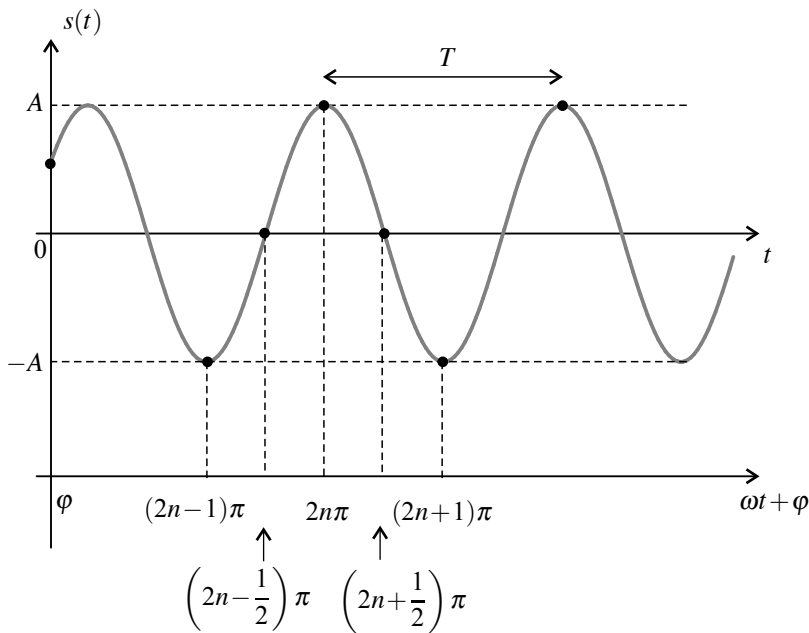


Figure 1.3 – Signal sinusoïdal. La valeur de la phase instantanée $\omega t + \varphi$ est indiquée en certains points, n est un entier.

2.3 Période, fréquence

a) Définitions

Un signal physique $s(t)$ est **périodique** s’il se répète dans le temps. Sa **période** T est la plus petite durée telle que :

$$s(t + T) = s(t).$$

La **fréquence** du signal :

$$f = \frac{1}{T}$$

est le nombre de répétitions du signal par unité de temps.

La période T se mesure en secondes (symbole s) ; la fréquence f se mesure en hertz (symbole Hz) : $1\text{Hz} = 1\text{s}^{-1}$.

b) Relations entre pulsation, période et fréquence

On a vu plus haut qu’un signal sinusoïdal est périodique de période :

$$T = \frac{2\pi}{\omega}.$$

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

Sa fréquence est donc reliée à la pulsation par les formules :

$$f = \frac{\omega}{2\pi} \quad \text{ou} \quad \omega = 2\pi f.$$

c) Deux autres expressions du signal sinusoïdal

Le signal sinusoïdal $s(t) = A \cos(\omega t + \varphi)$ peut s'écrire aussi :

$$s(t) = A \cos\left(2\pi \frac{t}{T} + \varphi\right) \quad \text{ou} \quad s(t) = A \cos(2\pi f t + \varphi).$$

2.4 Une interprétation géométrique

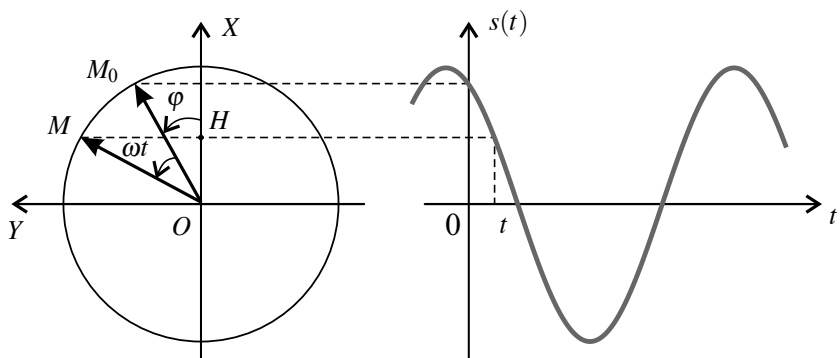


Figure 1.4 – Mouvement circulaire et signal sinusoïdal.

On peut donner du signal sinusoïdal $s(t) = A \cos(\omega t + \varphi)$ une image géométrique. On considère le cercle de rayon A centré à l'origine du repère orthonormé (OXY) (voir figure 1.4) et sur le cercle le point M_0 tel que l'angle entre le vecteur directeur $\vec{u}_X$ de l'axe (OX) et le vecteur $\overrightarrow{OM_0}$ vaut φ . Soit un point M se déplaçant sur le cercle avec la vitesse angulaire ω et passant par M_0 à l'instant initial. L'angle entre le vecteur $\overrightarrow{OM}$ et l'axe (OX) à l'instant t est $\theta(t) = \omega t + \varphi$ et l'abscisse de ce point est

$$X_M(t) = \overline{OH} = OM \cos \theta(t) = A \cos(\omega t + \varphi) = s(t).$$

Le signal sinusoïdal est ainsi l'abscisse d'un point tournant à la vitesse angulaire ω .

2.5 Représentation de Fresnel

a) Définition du vecteur de Fresnel

On associe au signal $s(t) = A \cos(\omega t + \varphi)$ un vecteur appelé **vecteur de Fresnel**, qui a une norme égale à A et qui fait, à l'instant t , l'angle $\omega t + \varphi$ avec l'axe des abscisses.

Ce vecteur tourne autour de l'origine à la vitesse angulaire ω (voir figure 1.5). Il s'agit du vecteur $\overrightarrow{OM}$ du paragraphe précédent. Dans cet ouvrage le vecteur de Fresnel associé au signal $s(t)$ est noté $\vec{S}$.

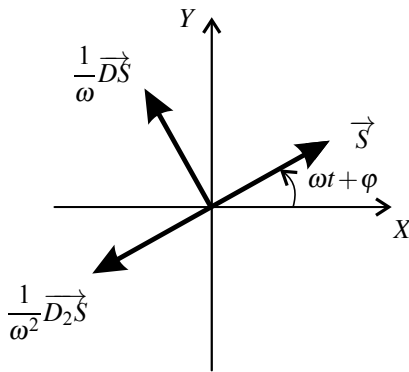


Figure 1.5 – Représentation de Fresnel d'un signal sinusoïdal et ses deux premières dérivées. Les vecteurs $\overrightarrow{D_1 S}$ et $\overrightarrow{D_2 S}$ ont été multipliés respectivement par $\frac{1}{\omega}$ et $\frac{1}{\omega^2}$ pour une question d'homogénéité.

b) Vecteur de Fresnel du signal dérivé

La dérivée par rapport au temps d'un signal sinusoïdal $s(t) = A \cos(\omega t + \varphi)$ est aussi un signal sinusoïdal, en effet :

$$\frac{ds}{dt} = -\omega A \sin(\omega t + \varphi) = \omega A \cos\left(\omega t + \varphi + \frac{\pi}{2}\right).$$

L'amplitude de $\frac{ds}{dt}$ est égale à l'amplitude de $s(t)$ multipliée par ω et sa phase initiale est égale à la phase initiale de $s(t)$ augmentée de $\frac{\pi}{2}$. Ainsi :

Le vecteur de Fresnel associé à $\frac{ds}{dt}$ s'obtient à partir du vecteur de Fresnel associé à $s(t)$ en effectuant les opérations suivantes :

- on tourne le vecteur d'un angle $\frac{\pi}{2}$ dans le sens trigonométrique ;
- on multiplie la norme du vecteur par ω (voir figure 1.5).

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

Le vecteur de Fresnel relatif à $\frac{ds}{dt}$ sera noté $\overrightarrow{DS}$.

Si on dérive le signal deux fois, on tourne le vecteur d'un angle π et on multiplie sa norme par ω^2 . Ainsi le vecteur de Fresnel $\overrightarrow{D_2S}$ associé à $\frac{d^2s}{dt^2}$ est :

$$\overrightarrow{D_2S} = -\omega^2 \overrightarrow{S}.$$

Cette relation n'est autre que l'équation différentielle de l'oscillateur harmonique de pulsation propre ω dont le signal sinusoïdal est solution. Elle est visualisée sur la figure 1.5.

2.6 Déphasage

a) Déphasage entre deux signaux sinusoïdaux

On considère deux signaux sinusoïdaux : $s_1(t) = A_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_1)$ et $s_2(t) = A_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_2)$. On appelle **déphasage** du signal s_2 par rapport au signal s_1 la différence entre leurs phases instantanées :

$$\Delta\varphi(t) = (\omega_2 t + \varphi_2) - (\omega_1 t + \varphi_1) = (\omega_2 - \omega_1)t + \varphi_2 - \varphi_1.$$

Le déphasage est visible dans la représentation de Fresnel : il s'agit de l'angle allant du vecteur $\overrightarrow{S_1}$ au vecteur $\overrightarrow{S_2}$ (voir figure 1.6).

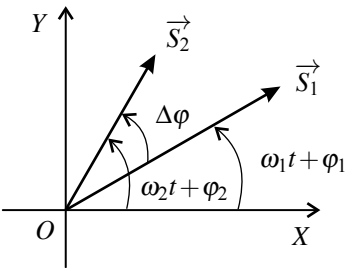


Figure 1.6 – Déphasage entre deux signaux sinusoïdaux.

Quand les deux signaux sinusoïdaux ont la même fréquence (soit $\omega_1 = \omega_2$) leur déphasage est constant dans le temps et égal à la différence de leurs phases initiales :

$$\Delta\varphi = \varphi_2 - \varphi_1.$$

Dans la suite on se place uniquement dans ce cas et on note $\omega = \omega_1 = \omega_2$.

b) Valeurs remarquables du déphasage

Les signaux sont dits **en phase** si $\Delta\varphi$ est égal à 0 ou $2n\pi$ avec n entier. Dans ce cas :

$$\cos(\omega t + \varphi_2) = \cos(\omega t + \varphi_1 + 2n\pi) = \cos(\omega t + \varphi_1).$$

Les deux signaux passent par leurs valeurs maximales ou leur valeurs minimales en même temps, s’annulent en même temps. Les vecteurs de Fresnel ont à chaque instant même direction et même sens (voir figure 1.7).

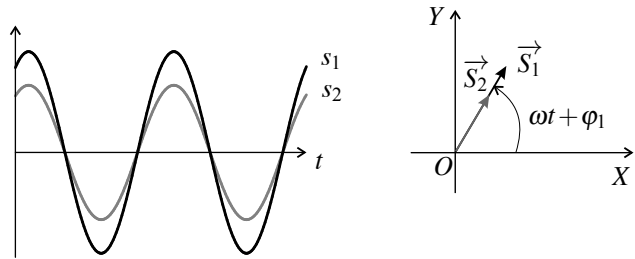


Figure 1.7 – Signaux sinusoidaux de même fréquence en phase.

Les signaux sont dits **en opposition phase** si $\Delta\varphi$ est égal à π ou $(2n + 1)\pi$ avec n entier. Dans ce cas :

$$\cos(\omega t + \varphi_2) = \cos(\omega t + \varphi_1 + (2n + 1)\pi) = \cos(\omega t + \varphi_1 + \pi) = -\cos(\omega t + \varphi_1).$$

À un instant où l’un des signaux passe par sa valeur maximale, l’autre passe par sa valeur minimale. Il s’annulent en même temps mais l’un en croissant et l’autre en décroissant. Les vecteurs de Fresnel ont à chaque instant la même direction mais sont de sens opposés (voir figure 1.8).

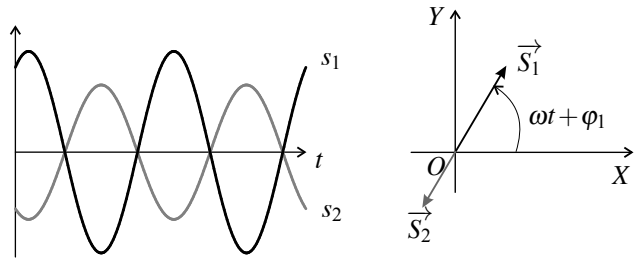


Figure 1.8 – Signaux sinusoidaux de même fréquence en opposition de phase.

Les signaux sont dits **en quadrature de phase** si $\Delta\varphi$ est égal à $\pm\frac{\pi}{2}$ ou $\left(2n \pm \frac{1}{2}\right)\pi$ avec n entier. Alors :

$$\cos(\omega t + \varphi_2) = \cos\left(\omega t + \varphi_1 + \left(2n \pm \frac{1}{2}\right)\pi\right) = \cos\left(\omega t + \varphi_1 \pm \frac{\pi}{2}\right) = \mp \sin(\omega t + \varphi_1).$$

À un instant où l’un des signaux passe par sa valeur maximale, l’autre passe par zéro et réciproquement. Les vecteurs de Fresnel sont orthogonaux à chaque instant. On parle de

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

« quadrature avance » ou « quadrature retard » selon que s_2 est en avance ($\Delta\varphi = +\frac{\pi}{2} + 2n\pi$) ou en retard ($\Delta\varphi = -\frac{\pi}{2} + 2n\pi$) sur s_1 (voir figures 1.9 et 1.10).

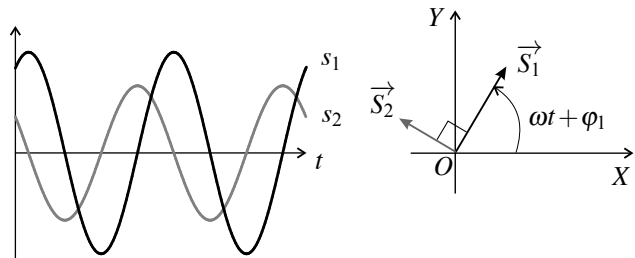


Figure 1.9 – Signaux sinusoïdaux de même fréquence en quadrature de phase. s_2 est en avance sur s_1 .

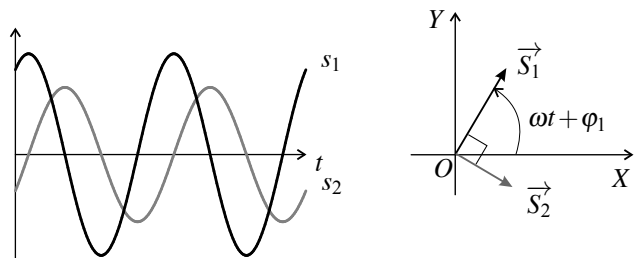


Figure 1.10 – Signaux sinusoïdaux de même fréquence en quadrature de phase. s_2 est en retard sur s_1 .

Remarque

La dérivée d'un signal sinusoïdal $s(t)$ est en quadrature avance sur $s(t)$. La dérivée seconde est en opposition de phase par rapport à $s(t)$. Un signal dont $s(t)$ est la dérivée (soit une primitive de $s(t)$), est en quadrature retard sur $s(t)$.

c) Mesure d'un déphasage

Expérimentalement on peut visualiser un signal en fonction du temps à l'aide d'un oscilloscope ou bien d'une carte d'acquisition reliée à un ordinateur. Pour cela, le signal doit être une tension électrique. Si le signal que l'on veut étudier n'est pas une tension, on utilise un capteur qui fournit une tension proportionnelle à ce signal.

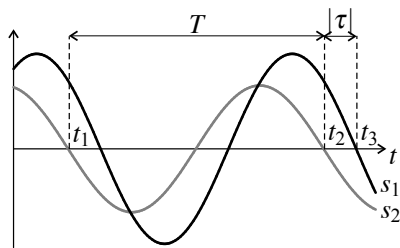


Figure 1.11 – Mesure du déphasage entre deux signaux sinusoïdaux.

La courbe donnant le signal au cours du temps est appelée **forme d’onde**. Dans le cas d’un signal sinusoïdal, on déduit de la forme d’onde :

- l’amplitude A , en mesurant la valeur maximale $s_{\max}$ et la valeur minimale $s_{\min}$, par la formule : $A = \frac{s_{\max} - s_{\min}}{2}$ (attention à ne pas oublier le facteur $\frac{1}{2}$) ;
- la période T , en mesurant les dates t_1 et $t_2 > t_1$ de deux annulations successives du signal avec la même pente (voir figure 1.11), par la formule : $T = t_2 - t_1$.

La phase initiale d’un seul signal sinusoïdal a peu d’intérêt pratique car elle dépend du choix de l’origine des temps. En revanche, le déphasage entre deux signaux sinusoïdaux de même fréquence est souvent une information importante.

Le déphasage est lié au décalage temporel entre les deux signaux. En effet :

$$\cos(\omega t + \varphi_2) = \cos(\omega t + \varphi_1 + \Delta\varphi) = \cos\left(\omega\left(t + \frac{\Delta\varphi}{\omega}\right) + \varphi_1\right) = \cos(\omega(t + \tau) + \varphi_1),$$

formule où apparaît le décalage temporel entre les deux signaux :

$$\tau = \frac{\Delta\varphi}{\omega}.$$

La mesure de τ conduit à la valeur de $\Delta\varphi$. Pour cela on repère : deux dates t_1 et t_2 consécutives en lesquelles la courbe s_2 s’annule avec la même pente, une date t_3 la plus proche possible de t_2 où le signal s_1 s’annule avec une pente du même signe (voir figure 1.11). On en déduit :

- la période du signal : $T = t_2 - t_1$;
- le décalage temporel : $\tau = t_3 - t_2$;
- le déphasage de s_2 par rapport à s_1 : $\Delta\varphi = \omega\tau = 2\pi\frac{t_3 - t_2}{t_2 - t_1}$.

La valeur du déphasage obtenue par cette méthode est comprise entre $-\pi$ et $+\pi$. Elle est positive si $s_2(t)$ est en avance sur $s_1(t)$ (cas de la figure 1.11) et négative si $s_2(t)$ est en retard.



Il faut contrôler le signe du résultat en observant le chronogramme : s_2 est en avance sur s_1 si, entre t_1 et t_2 , il atteint son maximum avant s_1 .

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

d) Utilisation de l’oscilloscope en « mode XY »

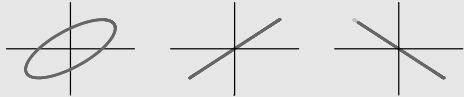
Lorsqu’on utilise un oscilloscope en « mode XY » on observe une courbe formée par les points donc l’abscisse est $X(t) = s_1(t)$ et l’ordonnée $Y(t) = s_2(t)$.

Dans le cas où $s_1(t)$ et $s_2(t)$ sont deux signaux sinusoïdaux, cette courbe est, pour un déphasage quelconque, une ellipse (voir annexe mathématique).

Si ces signaux sont en phase on a : $s_2(t) = \frac{A_2}{A_1}s_1(t)$ soit $Y(t) = \frac{A_2}{A_1}X(t)$. La courbe observée est donc une droite de pente positive.

Si ces signaux sont en opposition phase on a : $s_2(t) = -\frac{A_2}{A_1}s_1(t)$ soit $Y(t) = -\frac{A_2}{A_1}X(t)$. La courbe observée est donc une droite de pente négative.

L’utilisation de l’oscilloscope « en mode XY » permet de repérer facilement des signaux en phase ou en en opposition de phase :



φ quelconque $\varphi = 0$ $\varphi = \pi$

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- équation différentielle de l'oscillateur harmonique
- expression de la pulsation de l'oscillateur constitué par une masse accrochée à un ressort
- définitions d'un signal sinusoïdal, de son amplitude, sa pulsation, sa phase initiale
- relations entre la pulsation, la fréquence et la période
- représentation de Fresnel

SAVOIR-FAIRE

- établir l'équation différentielle d'une masse accrochée à un ressort
- résoudre l'équation différentielle d'un oscillateur harmonique avec des conditions initiales données
- trouver l'amplitude et la phase initiale de la solution
- vérifier la conservation de l'énergie mécanique
- reconnaître l'amplitude, la phase initiale, la période, la fréquence, la pulsation d'un signal sinusoïdal donné
- trouver la phase instantanée à un instant où le signal est maximal, minimal, nul
- dessiner une représentation de Fresnel
- déterminer expérimentalement un déphasage

MOTS-CLÉS

- | | | |
|--------------------------|-------------|-----------------------------|
| • oscillateur harmonique | • période | • vecteur de Fresnel |
| • signal sinusoïdal | • fréquence | • conservation de l'énergie |
| • amplitude | • phase | |
| • pulsation | • déphasage | |

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

S'ENTRAÎNER

1.1 Reconnaître un oscillateur harmonique (★)

1. La tension électrique $v(t)$ aux bornes d'un oscillateur à quartz (tel qu'on en trouve dans les montres) vérifie l'équation différentielle : $\frac{d^2v}{dt^2} + Av(t) = 0$ avec $A = 4,239 \cdot 10^{10}$ USI. Quelle est l'unité de A ? Quelle est la fréquence de cet oscillateur ?

2. Un électron de masse $m_e = 9,11 \cdot 10^{-31}$ kg et de charge $q = -1,61 \cdot 10^{-19}$ C est piégé à l'intérieur d'un dispositif tel que son énergie potentielle est $E_p = \frac{1}{2} \frac{qV_0}{d^2} z^2$ où $V_0 = -5,0$ V et $d = 6,0$ mm. On s'intéresse à un mouvement de l'électron selon l'axe (Oz).

a. Exprimer l'énergie mécanique de l'électron en fonction des données et de $z(t)$ de $\frac{dz}{dt}$.

b. On suppose que l'énergie mécanique est constante dans le temps. Calculer la fréquence des oscillations de l'électron selon (Oz) dans le piège.

1.2 Mouvement sinusoïdal (★)

À l'aide d'un logiciel permettant de relever image après image la position de G , on trouve que G passe par sa position d'équilibre, avec une vitesse dans le sens de (Ox), à l'instant $t_1 = 1,44 \pm 0,03$ s et qu'il passe ensuite pour la première fois au milieu entre la position d'équilibre et la position d'élongation maximale à l'instant $t_2 = 2,52 \pm 0,1$ s.

1. Calculer la période des oscillations.

2. Pourquoi n'a-t-on pas choisi de mesurer l'instant où le mobile passe par la position d'élongation maximale ?

1.3 Vibration d'un diapason (★)

Un diapason vibre à la fréquence du La4 soit $f = 440$ Hz. On mesure sur une photo l'amplitude du mouvement de l'extrémité des branches $A = 0,5$ mm. Quelle est la vitesse maximale de l'extrémité du diapason ? Quelle est l'accélération maximale de ce point ?

1.4 Énergie de l'oscillateur harmonique (★★)

L'énergie mécanique d'un oscillateur harmonique s'écrit : $E_m(t) = \frac{1}{2} m \omega_0^2 x^2 + \frac{1}{2} m \left(\frac{dx}{dt} \right)^2$.

On suppose qu'il n'y a aucun phénomène dissipatif : l'énergie mécanique est donc constante.

1. En utilisant la conservation de l'énergie, retrouver l'équation différentielle de l'oscillateur harmonique.

2. On suppose que $x(t) = A \cos(\omega_0 t + \varphi)$. Exprimer l'énergie cinétique et l'énergie potentielle en fonction de m , ω_0 , A et $\cos(2\omega t + 2\varphi)$. On utilisera les formules : $\cos^2 \alpha = \frac{1}{2}(1 + \cos(2\alpha))$ et $\sin^2 \alpha = \frac{1}{2}(1 - \cos(2\alpha))$. Vérifier que l'énergie mécanique est bien constante.

3. Tracer sur un même graphe les courbes donnant l'énergie cinétique et l'énergie potentielle en fonction du temps. Quelle est la fréquence de variation de ces énergies ?

ÉTAPES D'INSCRIPTION



pour voir comment créer un compte

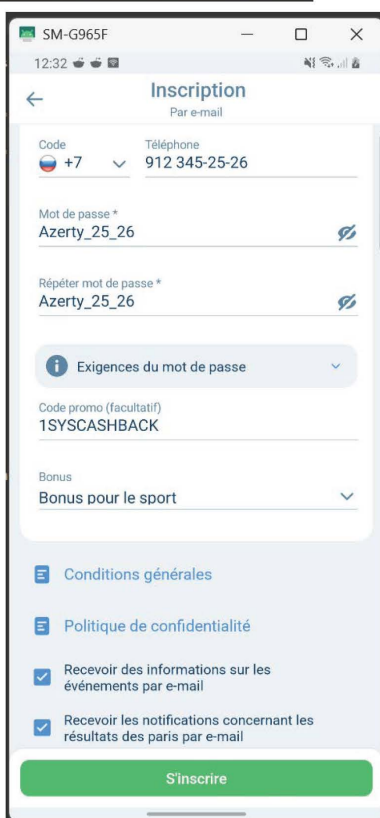
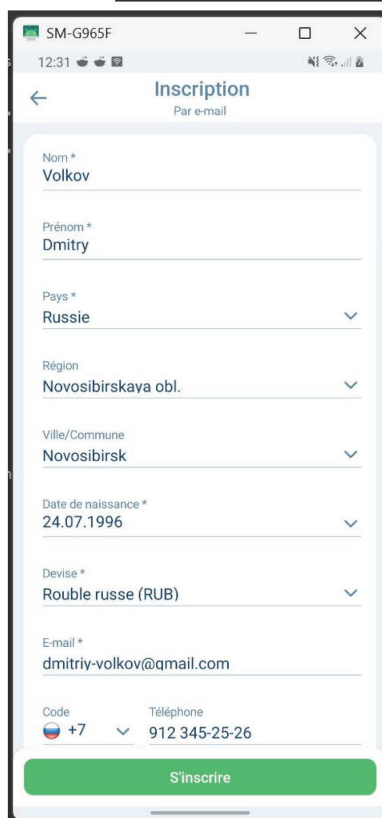
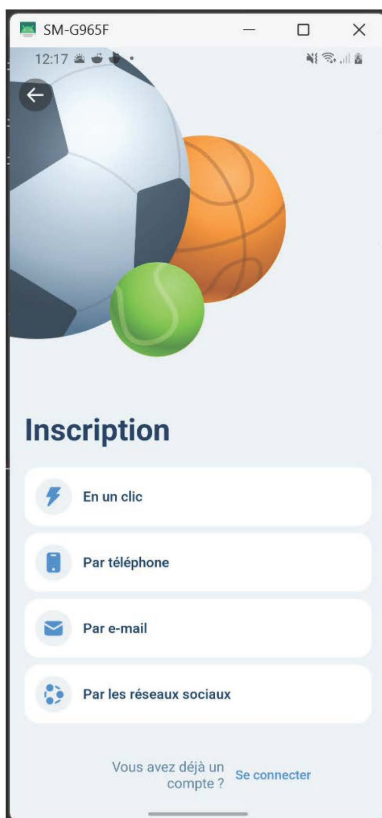
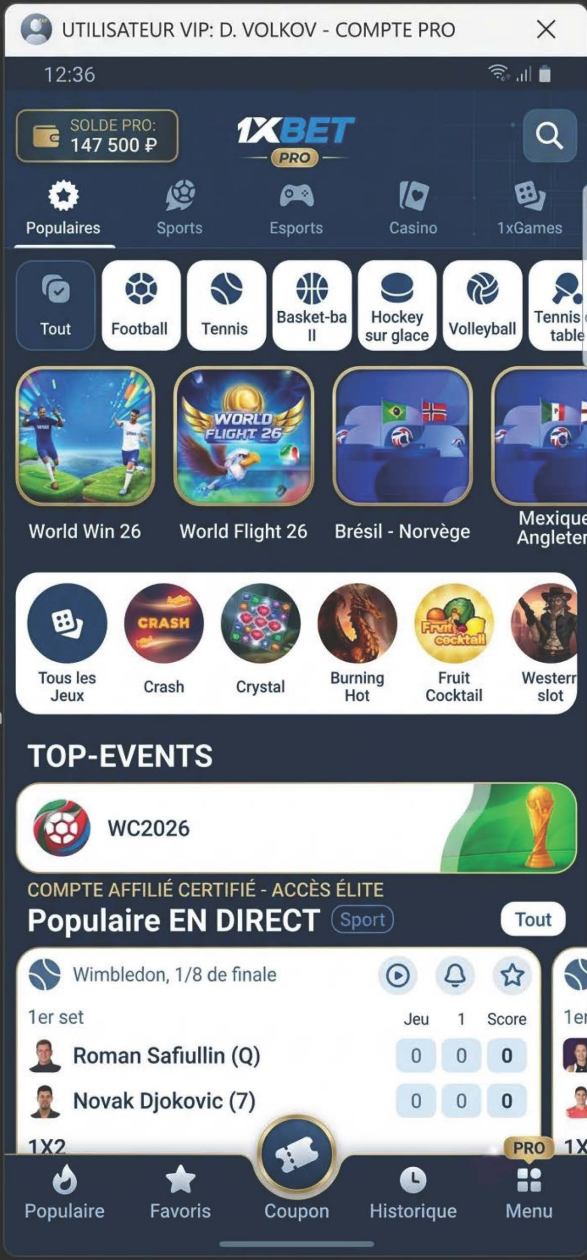
CLICK TO WATCH

1XBET



STREAMING EN DIRECT SUR MOBILE

Profitez du bonus!



1.5 Caractéristiques de signaux sinusoïdaux (★)

1. Donner l'amplitude, la période, la fréquence et la phase initiale des signaux suivants :

a. $x(t) = 15 \cos(100\pi t + 0,5)$;

b. $x(t) = 5 \sin(7,854 \cdot 10^6 t)$;

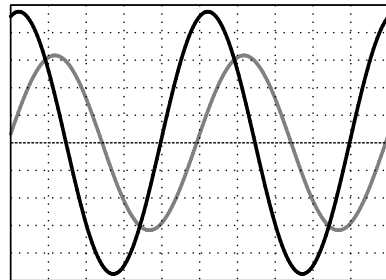
c. $x(t) = 2 \sin(120\pi t - \frac{\pi}{4})$;

d. $x(t) = 15 \cos(2,0 \cdot 10^3 \pi t) - 5 \sin(2,0 \cdot 10^3 \pi t)$ (indication : utiliser la représentation de Fresnel).

2. Quelle est la phase initiale d'un signal sinusoïdal qui vaut la moitié de sa valeur maximale et croît à l'instant $t = \frac{T}{4}$ où T est la période ?

1.6 Détermination d'un déphasage (★)

La figure représente un écran d'oscilloscope avec deux signaux sinusoïdaux de même fréquence $s_1(t)$ (en noir) et $s_2(t)$ (en gris). La ligne en tireté représente le niveau zéro pour les deux signaux. Une division de l'axe des temps correspond à 20 ms.



1. Déterminer la fréquence des signaux.
2. Caculer le déphasage de s_2 par rapport à s_1 .
3. Quelle est la phase de s_1 au point le plus à gauche de l'écran ?

APPROFONDIR**1.7 Vibration d'une molécule (★★)**

La fréquence de vibration de la molécule de chlorure d'hydrogène HCl est $f = 8,5 \cdot 10^{13}$ Hz. On donne les masses atomiques molaires : $M_H = 1 \text{ g} \cdot \text{mol}^{-1}$ et $M_{Cl} = 35,5 \text{ g} \cdot \text{mol}^{-1}$, ainsi que le nombre d'Avogadro : $N_A = 6,02 \cdot 10^{23} \text{ mol}^{-1}$.

On modélise la molécule par un atome d'hydrogène mobile relié à un atome de chlore fixe par un « ressort » de raideur k .

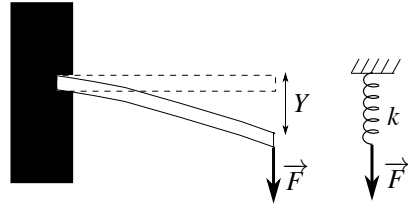
1. Justifier l'hypothèse d'un atome de chlore fixe.
2. Calculer k .
3. On admet que l'énergie mécanique de la molécule est égale à $\frac{1}{2}hf$ où $h = 6,63 \cdot 10^{-34} \text{ J} \cdot \text{s}$ est la constante de Planck. Calculer l'amplitude du mouvement de l'atome d'hydrogène.
4. Calculer sa vitesse maximale.

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

1.8 Un modèle d'élasticité d'une fibre de verre (★★)

Le verre est un matériau très dur. On peut toutefois le déformer légèrement sans le casser : on parle d'élasticité. Récemment, des expériences de biophysique ont été menées pour étudier l'ADN. Le capteur utilisé était simplement une fibre optique en silice amincie à l'extrémité de laquelle on accroche un brin d'ADN. L'expérience consistait à suivre la déformation de flexion de la fibre. La masse volumique du verre est $\rho = 2500 \text{ kg.m}^{-3}$.

La fibre de verre de longueur ℓ et de diamètre d est encastrée horizontalement dans une paroi immobile. Au repos, la fibre est horizontale (on néglige son poids). Quand on applique une force verticale F (on supposera que la force F reste verticale tout au long de l'expérience) à l'extrémité libre de la fibre, celle-ci est déformée. L'extrémité est déplacée verticalement d'une distance Y que l'on appelle la flèche (voir figure).



La flèche Y est donnée par la relation suivante (on notera la présence du facteur numérique 7, sans dimension, qui est en fait une valeur approchée pour plus de simplicité) : $\frac{7\ell^3 F}{Ed^4}$, où E est appelé module d'Young du verre. Pour les applications numériques on prendra pour le module d'Young $E = 7.10^{10} \text{ S.I.}$.

1. Quelle est l'unité S.I. du module d'Young E ?
2. En considérant uniquement la force F , montrer que l'on peut modéliser la fibre de verre par un ressort de longueur à vide nulle et de constante de raideur k dont on donnera l'expression analytique en fonction de E , d et ℓ .
3. Calculer numériquement k pour une fibre de longueur $\ell = 7 \text{ mm}$ et de diamètre $d = 10 \mu\text{m}$.

On a tous fait l'expérience suivante : faire vibrer une règle ou une tige lorsqu'une de ses extrémités est bloquée. On cherche ici à trouver les grandeurs pertinentes qui fixent la fréquence des vibrations. L'extrémité de la tige vaut $Y(t)$ à l'instant t . On admet que lors des vibrations de la fibre, l'énergie cinétique de la fibre de verre est donnée par l'expression $E_c = \rho \ell d^2 \left(\frac{dY}{dt} \right)^2$. Son énergie potentielle élastique lorsque la flèche vaut Y est :

$$E_p = \frac{1}{2} \frac{Ed^4}{7\ell^3} Y^2.$$

4. Écrire l'expression de l'énergie mécanique de la fibre en négligeant l'énergie potentielle de pesanteur.
5. Justifier que l'énergie mécanique se conserve au cours du temps. En déduire l'équation différentielle qui régit les vibrations de la fibre.
6. Quelle est l'expression de la fréquence propre de vibration d'une tige de verre de module d'Young E , de longueur ℓ et de diamètre d ?
7. Calculer numériquement la fréquence des vibrations d'une fibre de verre de longueur 7 mm et de diamètre 0,01 mm.

CORRIGÉS

1.1 Reconnaître un oscillateur harmonique

1. A se mesure en s^{-2} . L'équation différentielle est celle d'un oscillateur harmonique de pulsation $\omega = \sqrt{A}$ donc de fréquence $f = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{\sqrt{A}}{2\pi} = 32,77 \text{ kHz}$.

2. a. L'énergie mécanique est la somme de l'énergie cinétique $E_c = \frac{1}{2}m_e \left(\frac{dz}{dt}\right)^2$ et de l'énergie potentielle donnée, soit : $E_m = \frac{1}{2}m_e \left(\frac{dz}{dt}\right)^2 + \frac{1}{2}\frac{qV_0}{d^2}z^2$ (on remarque que : $q_0V_0 > 0$ car $q < 0$ et $V_0 < 0$).

b. L'énergie mécanique étant conservée, $\frac{dE_m}{dt} = m_e \frac{d^2z}{dt^2} \frac{dz}{dt} + \frac{qV_0}{d^2} \frac{dz}{dt} z(t) = 0$, soit après simplification par $\frac{dz}{dt}$ et division par m : $\frac{d^2z}{dt^2} + \frac{qV_0}{m_e d^2} z(t) = 0$.

On reconnaît l'équation d'un oscillateur harmonique de pulsation $\omega = \sqrt{\frac{qV_0}{m_e d^2}}$ et donc de fréquence $f = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{qV_0}{m_e d^2}} = 25.10^6 \text{ Hz} = 25 \text{ MHz}$.

1.2 Mouvement sinusoïdal

1. Le mobile passe par sa position d'équilibre avec une vitesse dans le sens positif à t_1 . D'après la figure 1.3 du cours la phase du signal $x(t)$ à $t = t_1$ est $\varphi = -\frac{\pi}{2}$. La loi horaire du mouvement est donc : $x(t) = A \cos\left(\omega(t - t_1) - \frac{\pi}{2}\right) = A \sin(\omega(t - t_1))$.

À l'instant t_2 , $x(t_2) = \frac{A}{2}$, donc $\sin(\omega(t_2 - t_1)) = \frac{1}{2}$, soit $\omega(t_2 - t_1) = \arcsin\left(\frac{1}{2}\right) = \frac{\pi}{6}$. Ainsi :

$\omega = \frac{\pi}{6(t_2 - t_1)}$ d'où $T = \frac{2\pi}{\omega} = 12(t_2 - t_1) = 13,0 \pm 0,5 \text{ s}$.



Pour encadrer le résultat il faut le calculer avec les valeurs extrêmes des données. Par exemple la valeur maximale de T est : $12 \times (2,52 + 0,1 - (1,44 - 0,03)) = 15,0 \text{ s}$.

2. La mesure de l'instant de passage à la position d'élongation maximale est imprécise car la vitesse du mobile s'annule à cet instant.

1.3 Vibration d'un diapason

La loi horaire du mouvement de l'extrémité du diapason est : $x(t) = A \cos(2\pi ft + \varphi)$, et la vitesse est : $\frac{dx}{dt} = -2\pi f A \sin(2\pi ft + \varphi)$. La valeur maximale de la vitesse est :

$v_{\max} = 2\pi f A = 2\pi \times 440 \times 0,5.10^{-3} = 1,4 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

L'accélération instantanée est $\frac{d^2x}{dt^2} = -4\pi^2 f^2 A \cos(2\pi ft + \varphi)$. La valeur maximale de l'accélération est : $a_{\max} = 4\pi^2 f^2 A = 3,8 \cdot 10^3 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$.

1.4 Énergie de l'oscillateur harmonique

1. Il suffit de dériver par rapport au temps la relation : $\frac{1}{2}m\omega_0^2 x(t)^2 + \frac{1}{2}m\left(\frac{dx}{dt}\right)^2 = E_m =$ constante. Il vient : $m\omega_0^2 x(t)\frac{dx}{dt} + m\frac{dx}{dt}\frac{d^2x}{dt^2} = 0$, puis après simplification par $\frac{dx}{dt}$ et division par m on obtient : $\frac{d^2x}{dt^2} + \omega_0^2 x(t) = 0$.

2. $x(t) = A \cos(\omega_0 t + \varphi)$ donc $\frac{dx}{dt} = -\omega_0 A \sin(\omega_0 t + \varphi)$. Il vient donc :

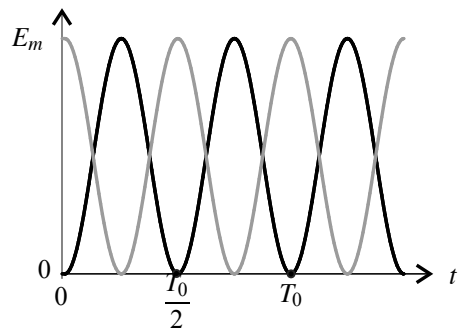
$$E_c(t) = \frac{1}{2}m\omega_0^2 A^2 \sin^2(\omega_0 t + \varphi) = \frac{1}{4}m\omega_0^2 A^2 (1 - \cos(2\omega_0 t + 2\varphi)),$$

et

$$E_p(t) = \frac{1}{2}m\omega_0^2 A^2 \cos^2(\omega_0 t + \varphi) = \frac{1}{4}m\omega_0^2 A^2 (1 + \cos(2\omega_0 t + 2\varphi)).$$

Il apparaît clairement que $E_c(t) + E_p(t) = \frac{1}{2}m\omega_0^2 A^2$.

3. L'évolution dans le temps des énergies cinétique et potentielle est représentée sur la figure ci-contre dans le cas où $v_0 = 0$: $E_c(t)$ en noir et $E_p(t)$ en gris. L'énergie cinétique et l'énergie potentielle oscillent au cours du temps, avec une pulsation $2\omega_0$ donc une période deux fois plus petite que la période $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}$ de l'oscillateur. Chacune des deux vaut en moyenne $\frac{E_m}{2}$. Il y a un échange continu entre ces deux formes d'énergie.



1.5 Caractéristiques de signaux sinusoïdaux

1. a. Amplitude : $A = 15$, période : $T = 2,00 \cdot 10^{-2} \text{ s}$, fréquence : $f = 50 \text{ Hz}$, phase initiale : $\varphi = 0,5 \text{ rad}$.

b. $A = 5$, $T = 8,000 \cdot 10^{-7} \text{ s}$, $f = 1,250 \text{ MHz}$, $\varphi = -\frac{\pi}{2}$.

c. $A = 2$, $T = 1,67 \cdot 10^{-2} \text{ s}$, $f = 60,0 \text{ Hz}$, $\varphi = -\frac{3\pi}{4} \text{ rad}$.

d. $A = \sqrt{15^2 + 5^2} = 15,8$, $T = 1,0 \cdot 10^{-3} \text{ s}$, $f = 1,0 \cdot 10^3 \text{ Hz}$, $\varphi = \arctan \frac{5}{15} = 0,32 \text{ rad}$.

2. Le signal s'écrit $s(t) = A \cos(\omega t + \varphi)$. On sait que $s(\frac{T}{4}) = \frac{A}{2}$ soit $\cos(\frac{\pi}{2} + \varphi) = \frac{1}{2}$, donc $\frac{\pi}{2} + \varphi = \pm \arccos(\frac{1}{2}) = \pm \frac{\pi}{3}$, soit $\varphi = -\frac{\pi}{6}$ ou $-\frac{5\pi}{6}$.

De plus le signal est croissant à $t = \frac{T}{4}$, donc $-A\omega \sin(\frac{\pi}{2} + \varphi) > 0$ soit $\cos(\varphi) > 0$. La bonne valeur est donc : $\varphi = -\frac{\pi}{6}$.

1.6 Détermination d'un déphasage

1. On mesure la période qui vaut 5 carreaux sur le graphe, soit $T = 5 \times 20 \cdot 10^{-3} = 0,1$ s. La fréquence des signaux est donc : $f = \frac{1}{T} = 10$ Hz.
2. s_2 est en retard sur s_1 de la durée correspondant à 1 carreau soit de $\tau = 20$ ms. Le déphasage de s_2 par rapport à s_1 est donc : $\Delta\varphi = -\frac{2\pi}{T}\tau = -\frac{2\pi}{5} = -1,25$ rad.
3. À l'instant le plus à gauche de l'écran, s_2 passe par zéro avec une pente positive donc sa phase est $-\frac{\pi}{2}$; on en déduit que la phase de s_1 à cet instant est $-\frac{\pi}{2} + \frac{2\pi}{5} = -\frac{\pi}{10}$.

1.7 Vibrations d'une molécule

1. L'atome de chlore étant beaucoup plus lourd que l'atome d'hydrogène on peut considérer que c'est l'atome d'hydrogène qui bouge.
2. Ce système est analogue à l'oscillateur harmonique étudié dans le cours. La fréquence d'oscillation est $f = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{k}{m_H}}$ où $m_H = \frac{M_H}{N_A}$ est la masse d'un atome d'hydrogène. Il vient donc : $k = 4\pi^2 f^2 \frac{M_H}{N_A} = 4\pi^2 \times (8,5 \cdot 10^{13})^2 \times \frac{1 \cdot 10^{-3}}{6,02 \cdot 10^{23}} = 4,7 \cdot 10^2 \text{ N} \cdot \text{m}^{-1}$.
3. L'énergie mécanique est : $E_m = \frac{1}{2}hf = \frac{1}{2}m_H(2\pi f)^2 A^2$ où A est l'amplitude du mouvement de l'atome d'hydrogène. Il vient :

$$A = \sqrt{\frac{hN_A}{4\pi^2 f M_H}} = \sqrt{\frac{6,63 \cdot 10^{-34} \times 6,02 \cdot 10^{23}}{4\pi^2 \times 8,5 \cdot 10^{13} \times 1 \cdot 10^{-3}}} = 1,1 \cdot 10^{-11} \text{ m}.$$

4. La vitesse maximale de l'atome d'hydrogène est :

$$v_{\max} = 2\pi f A = 2\pi \times 8,5 \cdot 10^{13} \times 1,1 \cdot 10^{-11} = 5,8 \cdot 10^3 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

1.8 Un modèle d'élasticité d'une fibre de verre

1. La quantité $\frac{7\ell^3 F}{Ed^4}$ est égale à Y donc homogène à une longueur. On effectue une analyse dimensionnelle sachant qu'une force est homogène à $\frac{ML}{T^2}$. Ainsi :

$$\frac{7\ell^3 F}{Ed^4} \sim L \Rightarrow E \sim \frac{L^3}{L^4} \frac{ML}{T^2} \frac{1}{L} \sim \frac{M}{LT^2}.$$

E est homogène à une force surfacique (ou à une pression).

CHAPITRE 1 – OSCILLATEUR HARMONIQUE

2. On considère l'extrémité de la fibre comme un point matériel. Les deux forces s'exerçant sur ce point sont F et la tension T du ressort équivalent cherché qui est vers le haut.

L'équilibre de l'extrémité donne la relation entre les forces : $T = -F$ or $Y = \frac{7\ell^3 F}{Ed^4}$ soit

$T = -\frac{Ed^4}{7\ell^3}Y = -kY$. La fibre est équivalente à un ressort de longueur à vide nulle et constante de raideur $k = \frac{Ed^4}{7\ell^3}$.

3. L'application numérique donne $k = 2,9 \cdot 10^{-4} \text{ N.m}^{-1}$.

4. L'énergie mécanique est la somme de l'énergie potentielle donnée et de l'énergie cinétique soit :

$$E_m = \frac{Ed^4}{14\ell^3}Y^2 + \rho\ell d^2 \left(\frac{dY}{dt} \right)^2.$$

5. Il n'y pas d'autres forces à prendre en compte que la tension du ressort équivalent, donc si on applique le théorème de l'énergie cinétique, il vient : $dE_c = \delta W$ or $\delta W = -dE_p$, d'où $dE_c = -dE_p$ soit $dE_m = dE_c + dE_p = 0$. L'énergie mécanique est donc constante.

Pour obtenir l'équation du mouvement, on dérive E_m par rapport au temps :

$$\frac{dE_m}{dt} = 0 \Rightarrow \dot{Y} \left(\frac{Ed^4}{7\ell^3}Y + 2\rho\ell d^2\dot{Y} \right) = 0.$$

On simplifie par $\dot{Y}$ (qui n'est pas identiquement nul) pour obtenir l'équation :

$$\ddot{Y} + \frac{Ed^2}{14\rho\ell^4}Y = 0$$

qui est l'équation d'un oscillateur harmonique.

6. La pulsation propre de l'oscillateur précédent est $\omega_0 = \sqrt{\frac{Ed^2}{14\rho\ell^4}}$ et la fréquence propre $f_0 = \omega_0/2\pi$.

7. L'application numérique donne : $\omega_0 = 289 \text{ rad.s}^{-1}$ et $f_0 = 45,8 \text{ Hz}$.

Propagation d'un signal

2

Les signaux envisagés dans ce chapitre sont des **ondes**. Ces signaux ne sont pas sinusoïdaux dans la majorité des cas, mais ils s'interprètent comme la superposition de signaux sinusoïdaux et peuvent être représentés par un **spectre**.

Une onde est modélisée par une fonction du temps et d'une variable spatiale. La **propagation** de l'onde se traduit par une forme mathématique particulière de cette fonction. On étudiera le cas des **ondes sinusoïdales** qui sont périodiques dans le temps et dans l'espace.

1 Signaux physiques, spectre

1.1 Ondes et signaux physiques

On appelle **onde** un phénomène physique dans lequel une perturbation locale se déplace dans l'espace sans qu'il y ait de déplacement de matière en moyenne. Toute grandeur physique, nulle dans l'état de repos et apparaissant avec la perturbation, est appelée **signal physique** transporté par l'onde.

On peut citer quelques exemples d'ondes :

1. Tout le monde connaît les « ronds dans l'eau » générés à la surface de l'eau par une action locale comme l'impact d'un projectile : le signal physique est le déplacement vertical de la surface de l'eau. Les particules d'eau ont un mouvement vertical « sur place » et elles retrouvent leur position initiale après le passage de l'onde de sorte que le phénomène n'entraîne aucun déplacement global de l'eau. Le mot onde vient du latin *unda* qui signifie eau.
2. Il existe des **ondes élastiques** se propageant dans les milieux solides. Le signal transporté par ces ondes est une déformation locale et réversible de la matière. L'onde est qualifiée de :
 - **transversale** lorsque le mouvement local de la matière est perpendiculaire à la direction dans laquelle l'onde se propage ;
 - **longitudinale** lorsque le mouvement local de la matière est parallèle à la direction dans laquelle l'onde se propage.

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

On peut propager des ondes transversales le long d’une corde, des ondes longitudinales ou transversales le long d’un ressort à boudin. Parmi les **ondes sismiques** se propageant dans la croûte terrestre, il y a des ondes longitudinales (ondes *P* qui, lors d’un tremblement de terre, arrivent en premier) et des ondes transversales (ondes *S* qui arrivent en second).

- 3. Les **ondes acoustiques** se propagent dans tous les milieux matériels, solides ou fluides. Dans un solide il s’agit d’ondes élastiques longitudinales. Dans un fluide, la perturbation est une modification très faible de la pression due à un mouvement longitudinal imperceptible des couches de fluide. Les signaux transportés par l’onde acoustique sont la variation de pression par rapport à l’état de repos, appelée surpression acoustique, et la vitesse de vibration. Les microphones sont sensibles à l’un ou l’autre de ces signaux.
- 4. À la différence des exemples précédents, les **ondes électromagnétiques** n’ont pas besoin de milieu matériel pour se propager : elles traversent par exemple l’espace vide entre une galaxie lointaine et la Terre. Les deux grandeurs physiques associées à ces ondes sont un champ électrique et un champ magnétique. La lumière est une onde électromagnétique.

Ces ondes peuvent être guidées, par exemple le long d’un câble de transmission constitué par deux conducteurs. Dans ce cas, on peut associer à l’onde deux signaux électriques : la tension entre les deux conducteurs et l’intensité passant à travers leurs sections (dans des sens opposés). On peut parler alors d’« onde de courant » le long du câble.

- 5. La théorie de la relativité générale prédit l’existence d’**ondes gravitationnelles**. Ces ondes se déplacent dans l’espace sans support matériel. Le signal est une déformation de l’espace induisant des variations des longueurs. Ces ondes n’ont encore jamais été détectées directement.

Type d’onde	Milieu de propagation	Signaux physiques
Ondes élastiques	solide	déplacement transversal ou longitudinal
Ondes sonores	fluide	surpression acoustique, vitesse (longitudinale)
Ondes électromagnétiques	vide	champ électrique, champ magnétique
Ondes de courant	câble de transmission	tension électrique, intensité électrique
Ondes gravitationnelles	vide	déformation de l’espace

Tableau 2.1 – Quelques ondes et les signaux associés.

1.2 Notion de spectre

Le signal d’une onde n’est pas, en général, sinusoïdal. Cependant, une théorie mathématique due à Joseph Fourier, mathématicien et physicien du début du XIX^e siècle, montre que tout signal réalisable en pratique peut être décomposé en **somme de signaux sinusoïdaux**.

a) Analyse spectrale

L'opération qui consiste à déterminer les signaux sinusoïdaux composant un signal donné est appelée **analyse spectrale**. Le résultat de l'analyse spectrale est :

- la liste des fréquences f_i des composantes sinusoïdales contenues dans le signal ;
- l'amplitude A_i de chaque composante sinusoïdale de fréquence f_i ;
- la phase initiale φ_i de chaque composante sinusoïdale de fréquence f_i .

Elle permet de savoir que le signal s'écrit :

$$s(t) = \sum_i A_i \cos(2\pi f_i t + \varphi_i).$$

(2.1)

Chaque signal sinusoïdal $s_i(t) = A_i \cos(2\pi f_i t + \varphi_i)$ est une **composante sinusoïdale** du signal $s(t)$. On dit que le signal $s(t)$ « contient les fréquences f_i ». Le **spectre du signal** est l'ensemble des fréquences contenues dans le signal.

b) Représentation graphique du spectre

La représentation graphique des A_i en fonction des f_i constitue le **spectre d'amplitude**. Elle permet de visualiser le contenu fréquentiel du signal.

On préfère parfois représenter les carrés des amplitudes A_i^2 en fonction des fréquences f_i pour visualiser la contribution de chaque composante à l'énergie du signal, c'est le **spectre d'énergie**.

La représentation des phases initiales φ_i en fonction des f_i est le **spectre de phase**. Ce spectre est plus difficilement interprétable car les phases initiales, à la différence des amplitudes, dépendent du choix de l'origine des temps qui est arbitraire.

Exemple

Le signal $s(t) = 3 \cos(30\pi t + \frac{\pi}{3}) + 4 \cos(100\pi t)$ contient les fréquences $f_1 = 15$ Hz et $f_2 = 50$ Hz. Son spectre, d'amplitude et de phase, est représenté sur la figure 2.1.

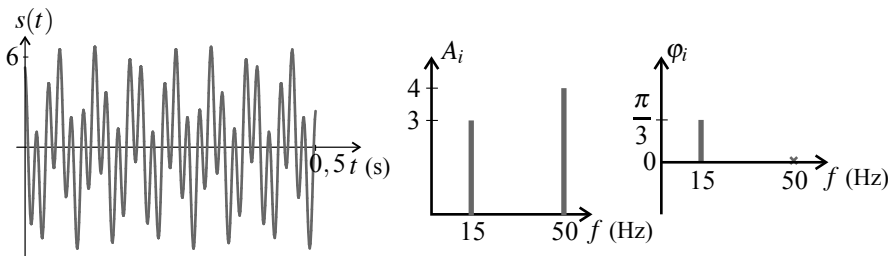


Figure 2.1 – Signal $s_1(t)$ et son spectre : amplitudes et phases initiales.

On remarque que le chronogramme (courbe $s(t)$ en fonction de t) est difficile à interpréter. Le spectre donne une information bien plus lisible.

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

c) Synthèse de Fourier

Toute l’information que l’on peut avoir sur un signal est contenue dans les spectres d’amplitude (ou énergie) et de phase. L’opération consistant à reconstituer un signal $s(t)$ dont on connaît le spectre (fréquences f_i , amplitudes A_i et phases initiales φ_i) par la formule 2.1 est appelée **synthèse de Fourier**.

1.3 Cas d’un signal périodique de forme quelconque

Dans ce paragraphe on s’intéresse à un signal périodique dont on note T_S la période et $f_S = \frac{1}{T_S}$ la fréquence. Il s’agit d’un signal de forme quelconque, *a priori* non sinusoïdal.

a) Analyse spectrale d’un signal périodique

Un théorème mathématique important découvert au début du XIX^e siècle par le mathématicien et physicien français Joseph Fourier indique que :

Tout signal périodique de fréquence f_S et de forme quelconque peut se reconstituer par la superposition de signaux sinusoïdaux de fréquences multiples de f_S : $0, f_S, 2f_S, \dots, nf_S, \dots$. Il peut donc s’écrire sous la forme :

$$s(t) = A_0 + \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(2\pi n f_S t + \varphi_n), \tag{2.2}$$

où les A_n sont des constantes positives et les φ_n des constantes.

La somme infinie de la formule (2.2) est le **développement en série de Fourier** du signal $s(t)$. Les formules permettant de trouver les amplitudes A_n et les phases initiales φ_n des composantes sinusoïdales du signal ne sont pas au programme.

L’usage a consacré des noms pour les différents termes qui apparaissent dans la série de Fourier :

- A_0 est appelée **composante continue**, c’est la moyenne du signal que l’on note entre crochets :

$$A_0 = \langle s(t) \rangle = \frac{1}{T_S} \int_0^{T_S} s(t) dt.$$

Dans le cas du signal d’une onde, le plus souvent : $A_0 = 0$.

- La composante sinusoïdale $A_1 \cos(2\pi f_S t + \varphi_1)$ qui a la même fréquence f_S que le signal $s(t)$ est appelée **fondamental**.
- La composante sinusoïdale $A_n \cos(2\pi n f_S t + \varphi_n)$ qui a une fréquence n fois plus élevée que la fréquence du signal, avec $n \geq 2$ est appelée **harmonique de rang n** .

Ainsi le spectre d’un signal périodique a l’allure représentée sur la figure 2.2.

Remarque

Le spectre d’un signal sinusoïdal ne comporte qu’un fondamental.

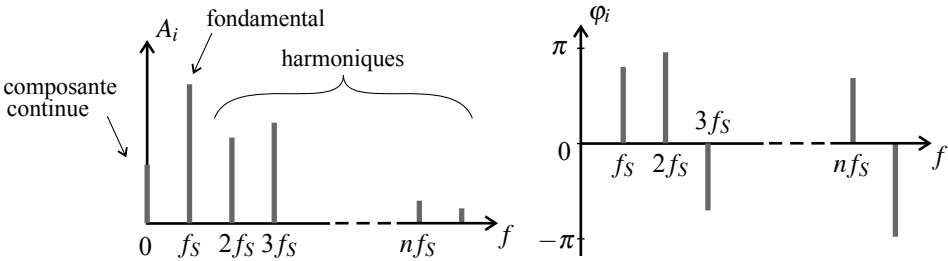


Figure 2.2 – Spectre d'un signal périodique $s(t)$: amplitude et phase initiale.

b) Exemple de synthèse de Fourier d'un signal périodique

On considère le signal représenté sur la figure 2.3, de période T_S . En définissant un temps adimensionnel $t^* = \frac{t}{T_S}$, on peut écrire ce signal : $s(t) = 0,625(t^* - 0,4)$ si $0 \leq t^* \leq 0,8$ et $s(t) = 2,5(t^* - 0,9)$ si $0,8 \leq t^* \leq 1$.

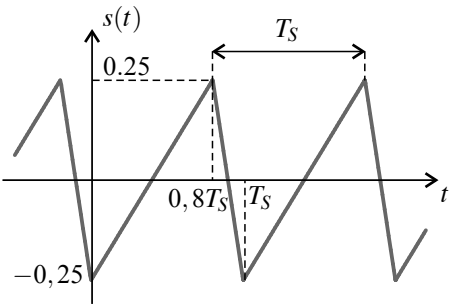


Figure 2.3 – Exemple de signal périodique non sinusoïdal de période T_S .

Les amplitudes et phases initiales des composantes sinusoïdales de ce signal sont facilement calculables et on trouve :

$$A_n = \frac{1}{\pi n^2} |\sin(0,8\pi n)| \quad \text{et} \quad \varphi_n = (-0,5 - 0,2r)\pi,$$

où r est le reste de la division de n par 5. Ce spectre est représenté sur la figure 2.4.

On peut tester la synthèse de Fourier en calculant et représentant les sommes partielles :

$$S_n(t) = \sum_{i=1}^n A_i \cos(2i\pi t^* - \varphi_i).$$

Les résultats sont donnés sur la figure 2.5. On voit le signal se construire petit à petit à partir de son fondamental et de ses harmoniques de rang de plus en plus élevé. La somme S_3 limitée

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

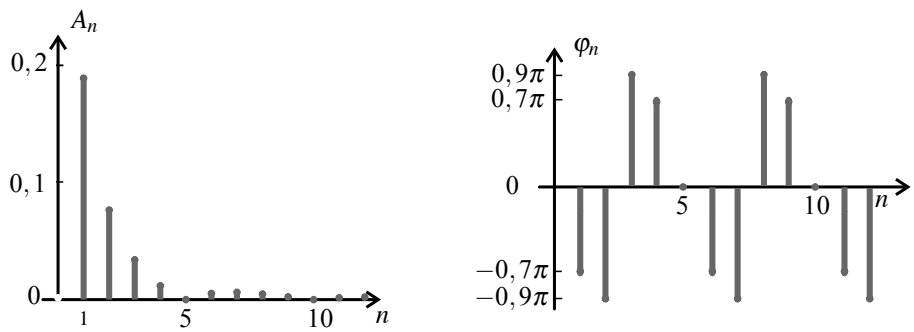


Figure 2.4 – Spectre du signal $s(t)$ défini dans le texte : amplitudes et phases initiales (ramenées entre $-\pi$ et π).

aux harmoniques d’ordre inférieur ou égal à 3 a déjà l’allure globale du signal ; la somme S_{10} est pratiquement égale au signal et on ne peut pas distinguer à l’œil la somme S_{100} du signal. Ce procédé peut s’appliquer, après détermination du spectre, à un signal physique réel.

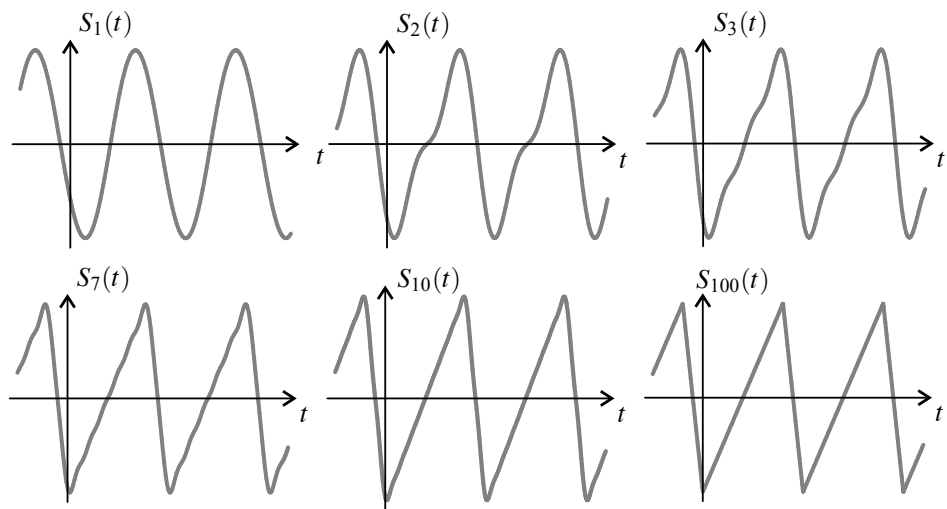


Figure 2.5 – Sommes partielles de Fourier $S_n(t)$ pour $n = 1, 2, 3, 7, 10$ et 100 .

1.4 Analyse harmonique expérimentale

La plupart des oscilloscopes numériques et des logiciels de traitement des données expérimentales sont pourvus d'un module d'analyse de Fourier permettant d'obtenir le spectre d'un signal physique. Le spectre est calculé numériquement à partir d'un signal échantillonné, c'est-à-dire une liste des valeurs prises par le signal en des instants $t_0, t_1, t_2, \dots, t_n$ régulièrement espacés. L'échantillonnage est caractérisé par :

- le pas d'échantillonnage en temps appelé « période d'échantillonnage » : $T_e = t_{i+1} - t_i$;
- la durée totale de l'échantillonnage : $T_{\text{total}} = t_n - t_0$.

a) Echantillonnage en fréquence

Le spectre calculé est lui aussi échantillonné :

- le pas d'échantillonnage en fréquence est : $\Delta f = \frac{1}{T_{\text{total}}}$;
- la fréquence varie entre 0 et $f_{\text{max}} = \frac{1}{2T_e}$.

Pour déterminer les fréquences présentes dans le signal avec plus de précision il faut échantillonner le signal sur une plus grande durée. Pour observer des fréquences plus élevées il faut diminuer la période d'échantillonnage.

b) Obtention du spectre d'un signal périodique

Dans le cas d'un signal périodique de période T_s , pour obtenir un spectre exact, il est nécessaire de faire les calculs sur un **échantillon de signal correspondant à un nombre entier de périodes**, soit que : $T_{\text{total}} = T_e \times \text{entier}$.

Pour réaliser cette condition, les logiciels sont munis d'un système de « sélection de périodes » pouvant fonctionner soit de manière manuelle soit de manière automatique (si le signal est propre).

Sur certains oscilloscopes, le calcul du spectre porte sur la portion de signal visible à l'écran. Quand l'appareil est réglé de manière à ce qu'on voie la forme du signal sur un petit nombre de périodes le spectre a une mauvaise résolution. Pour avoir une meilleure résolution en fréquence il faut augmenter T_{total} donc voir des oscillations très serrées.

Sur certains oscilloscopes, le calcul du spectre porte sur la portion de signal visible à l'écran. Si l'appareil est réglé de manière à ce qu'on voie la forme du signal sur un petit nombre de périodes le spectre a une mauvaise résolution. Pour avoir une bonne résolution en fréquence il faut augmenter la base de temps et voir des oscillations très serrées.

c) Obtention du spectre d'un signal non périodique

Le spectre d'un signal non périodique est *a priori* un **spectre continu** : il peut comporter toute les fréquences de zéro à l'infini. Pour l'observer avec une bonne résolution en fréquence, il faut utiliser un échantillon aussi long que possible de signal, tout en préservant une période d'échantillonnage T_e suffisamment petite pour voir une large gamme de fréquences.

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

d) Utilisation d’une fenêtre

Le calcul de spectre génère des erreurs lorsque le signal n’a pas la même valeur à l’instant t_0 et à l’instant t_n . Pour éviter cela on peut le multiplier par une fonction appelée *fenêtre* nulle (ou presque nulle) en ces deux instants.

Les logiciels proposent de nombreuses fenêtres parmi lesquelles :

- la fenêtre rectangulaire qui vaut 1 sur l’intervalle d’échantillonnage (ce qui revient à ne pas utiliser de fenêtre) ;
- la fenêtre de *Hamming* qui donne une bonne résolution sur la position des pics mais des valeurs des amplitudes peu fiables ;
- la fenêtre *Flattop* qui préserve la valeur des amplitudes des pics mais ne permet pas une lecture précise de leurs positions sur l’axe des fréquences.

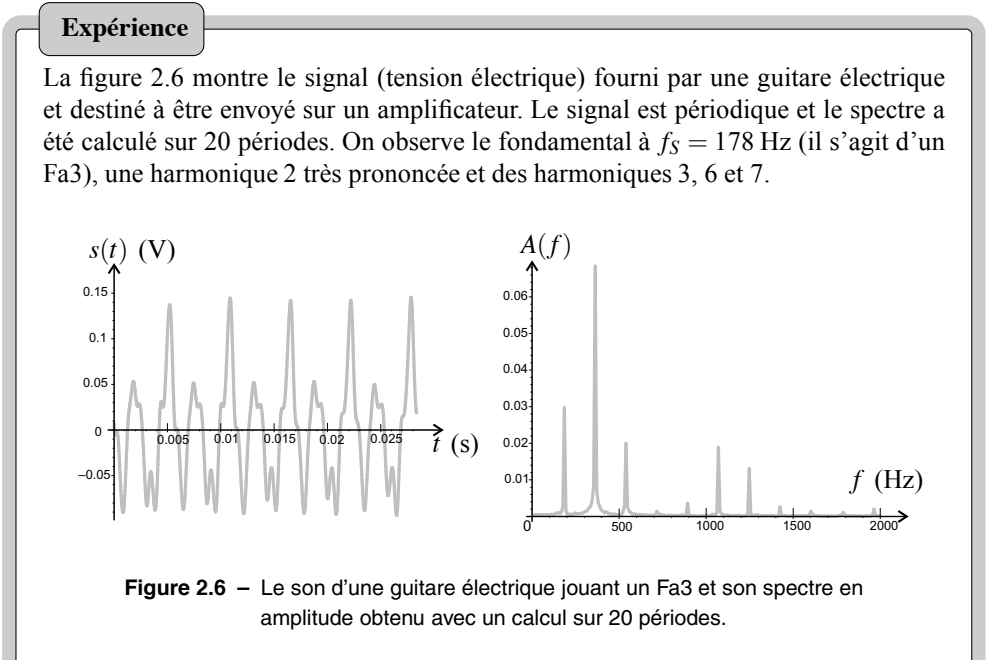
1.5 Exemple : analyse de signaux sonores

Dans ce paragraphe on s’intéresse à des signaux sonores. Le mot « harmonique » désignant une composante sinusoïdale d’un signal périodique provient du vocabulaire musical.

a) Ordre de grandeur des fréquences sonores

Le **domaine audible**, intervalle des fréquences f_{son} perçues par l’oreille humaine, s’étend de 20 Hz à 20 kHz.

b) Exemples de spectres de sons



La figure 2.7 montre le signal délivré par un micro captant le son d'un battement unique de tambour. Le spectre a été calculé sur la totalité du son qui dure un peu plus d'un dixième de seconde. On observe un spectre continu. Le maximum d'amplitude est à 176 Hz. On repère aussi des pics à 546 Hz et 899 Hz. S'agit-il d'harmoniques ? On a $\frac{546}{176} = 3,1$ et $\frac{899}{176} = 5,1$. Ces fréquences, proches de multiples entiers de la fréquence la plus importante dans le signal sont appelés partiels.

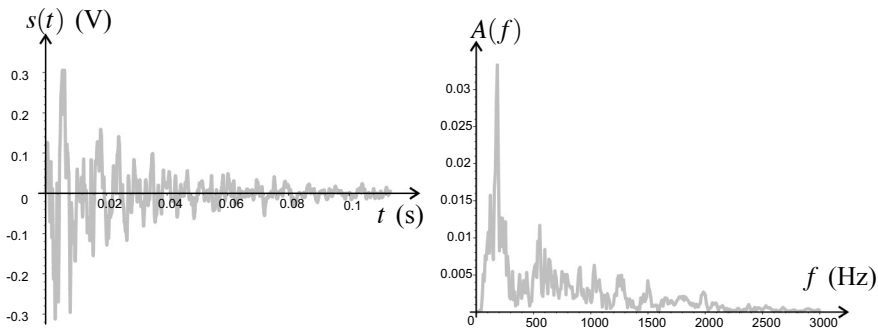


Figure 2.7 – Le son d'un tambour et son spectre en amplitude.

La figure 2.8 représente le signal (tension électrique) fourni par un micro captant le son d'une feuille de papier que l'on froisse. Le spectre a été calculé sur un échantillon durant 1,5 s. C'est un spectre continu qui contient toutes les fréquences entre 400 Hz environ et 7 kHz.

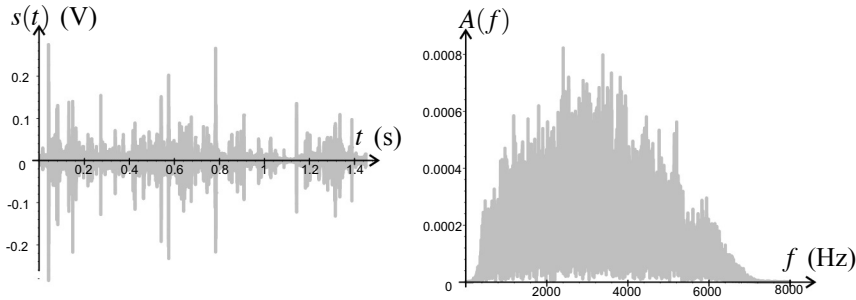


Figure 2.8 – Le son d'une feuille de papier qu'on froisse et son spectre en amplitude.

2 Phénomène de propagation

La deuxième partie de ce chapitre est consacrée à la propagation des ondes. Après avoir introduit le modèle de l’onde progressive, on étudiera le modèle de l’onde progressive sinusoïdale.

2.1 Observations expérimentales

a) Onde à la surface de l’eau

Lorsqu’on jette une pierre dans un étang, on observe à la surface de l’eau des rides circulaires, les « ronds dans l’eau ». La perturbation engendrée par la pierre se transmet de proche en proche à des points de plus en plus éloignés du lieu de l’impact. Si l’on filme le phénomène, en se plaçant à la verticale du point d’impact, on peut mesurer, à différents instants $t_1, t_2, \dots, t_n$, le rayon d’un « rond » donné, les valeurs successives $R_1, R_2, \dots, R_n$ sont bien représentées par une loi de la forme : $R_i = R_0 + vt_i$, où v est une constante homogène à une vitesse. v est la vitesse de propagation de l’ébranlement à la surface de l’eau qui se déplace entre les instants t_i et t_{i+1} sur une distance $R_{i+1} - R_i = v(t_{i+1} - t_i)$.

b) Onde sonore

Expérience

L’expérience suivante met en évidence le phénomène de propagation du son.

On dispose deux micros à distance d l’un de l’autre de manière à ce qu’une onde sonore puisse parvenir à chacun d’entre eux sans que l’autre ne lui fasse obstacle. Les signaux délivrés par les micros sont envoyés sur les deux voies d’un oscilloscope numérique réglé en « monocoup » ou une carte d’acquisition pour microordinateur.

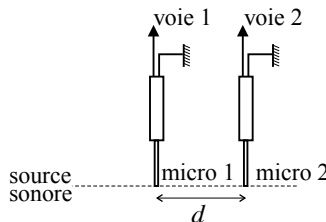


Figure 2.9 – Mesure de la vitesse de propagation du son dans l’air.

La source sonore doit produire un son sec et bref. La figure ci-dessous correspond à un claquement de doigts.

Le déclenchement de l’acquisition est provoqué par le signal du micro 1 utilisé comme « source de déclenchement » : elle commence à l’instant où ce signal atteint une valeur que l’on choisit. Cette valeur doit être ni trop basse (pour qu’un signal parasite ne déclenche pas l’acquisition), ni trop élevée (pour que le signal soit suffisamment fort pour la déclencher).

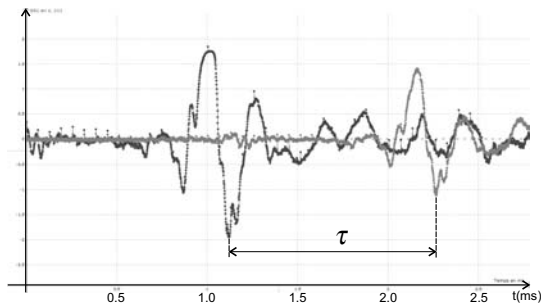


Figure 2.10 – Signaux détectés par les deux micros : le micro 1 reçoit en premier le signal, le micro 2 le reçoit avec un retard τ et une certaine atténuation.

L'enregistrement de la figure 2.10 a été fait avec une distance $d = 40 \text{ cm} \pm 1 \text{ mm}$ entre les micros. On observe que le signal donné par le micro 2 reproduit celui donné par le micro 1, avec une atténuation et un retard $\tau = 1,152 \text{ ms} \pm 0,004 \text{ ms}$.

On interprète cette expérience en considérant que le signal sonore se déplace à la vitesse c_{son} . Il atteint donc le micro 2 après le micro 1, avec un retard : $\tau = \frac{d}{c_{\text{son}}}$.

On en déduit :

$$c_{\text{son}} = \frac{d}{\tau} = \frac{0.40}{1,125 \cdot 10^{-3}} = 347 \pm 2 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

2.2 Onde progressive

a) Vitesse de propagation ou célérité

Les deux situations précédentes illustrent le phénomène de **propagation**. Dans les deux, un signal physique (ébranlement de l'eau, surpression de l'onde sonore) créé en un point de l'espace, se transmet de proche en proche dans la matière (l'eau, l'air) et peut être ainsi observé à distance de l'endroit où il a été produit, et ceci sans qu'il y ait de déplacement de matière entre le point où le signal est produit et celui où il est mesuré.

La vitesse de déplacement du signal est appelée **vitesse de propagation** ou encore **célérité**. Dans la suite on la notera c .

Pour modéliser le phénomène de propagation, on introduit dans ce paragraphe l'**onde progressive à une dimension**, qui se propage sans atténuation ni déformation à la vitesse constante c dans la direction d'un axe (Ox) . Cette onde est représentée mathématiquement par une fonction $s(x, t)$ de deux variables : la coordonnée x selon l'axe (Ox) et le temps t . $s(x, t)$ est la valeur du signal, mesurée à l'abscisse x , à l'instant t .

On considérera le cas où l'onde progresse dans le sens positif de (Ox) et le cas où elle progresse dans le sens négatif de (Ox) .

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

b) Première expression de l’onde progressive

On considère une onde progressive, se propageant avec la célérité c dans la direction de l’axe (Ox) et dans le sens positif de cet axe, c’est-à-dire vers les x croissants. La figure 2.11 représente le signal mesuré à une abscisse x_0 , en fonction du temps, ainsi que le signal mesuré à une abscisse $x_1 > x_0$.

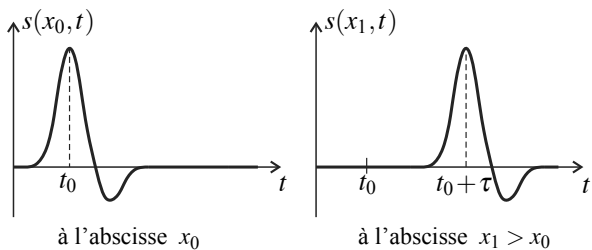


Figure 2.11 – Onde se propageant sans atténuation ni déformation dans le sens positif de (Ox) , en deux points différents.

Les valeurs observées en x_0 au cours du temps sont observées aussi en x_1 , mais avec un retard τ . Ceci s’écrit :

$$s(x_1, t) = s(x_0, t - \tau).$$

La durée τ est celle qu’il faut à l’onde pour se propager de x_0 à x_1 . La vitesse de propagation étant c on a :

$$\tau = \frac{x_1 - x_0}{c}$$

Il vient donc :

$$s(x_1, t) = s\left(x_0, t - \frac{x_1 - x_0}{c}\right). \tag{2.3}$$

On peut remarquer que la formule (2.3) est valable aussi quand $x_1 < x_0$. Elle s’écrit en effet : $s(x_1, t) = s\left(x_0, t + \frac{x_0 - x_1}{c}\right)$ et signifie alors que l’on trouve en x_1 le même signal qu’en x_0 avec une *avance* $\frac{x_0 - x_1}{c}$.

Si on écrit la formule (2.3) en posant $x_0 = 0$ et $x_1 = x$, valeur quelconque, on trouve :

$$s(x, t) = s\left(0, t - \frac{x}{c}\right).$$

Le membre de droite de cette équation est simplement une fonction d’une seule variable, $t - \frac{x}{c}$. Pour simplifier l’écriture on le note $f\left(t - \frac{x}{c}\right)$.

Une **onde progressive** se propageant à la vitesse c dans la direction de l'axe (Ox) , *dans le sens positif* de cet axe, sans atténuation ni déformation, est de la forme mathématique suivante :

$$s(x, t) = f\left(t - \frac{x}{c}\right),$$

où f est une fonction quelconque dont l'argument a la dimension d'un temps.

On peut s'intéresser aussi à une onde se propageant dans la direction de l'axe (Ox) mais cette fois dans le sens négatif de cet axe, c'est-à-dire vers les x décroissants. Ce cas se ramène au cas précédent si l'on définit un axe (Ox') tel que $x' = -x$. Il suffit donc de changer x en $-x$ dans le résultat. Ainsi :

Une **onde progressive** se propageant à la vitesse c dans la direction de l'axe (Ox) , *dans le sens négatif* de cet axe, sans atténuation ni déformation, est de la forme mathématique suivante :

$$s(x, t) = g\left(t + \frac{x}{c}\right),$$

où g est une fonction quelconque dont l'argument a la dimension d'un temps.

c) Deuxième expression de l'onde progressive

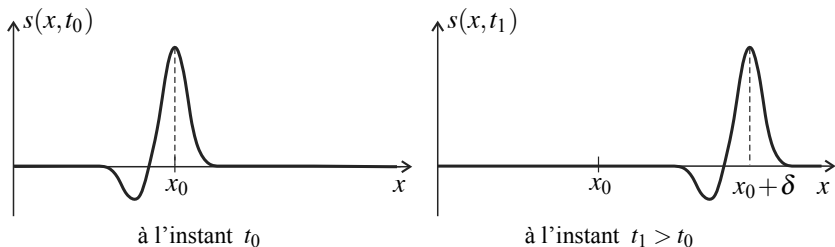


Figure 2.12 – Onde se propageant sans atténuation ni déformation dans le sens positif de (Ox) , à deux instants différents.

La figure 2.12 représente les valeurs du signal à deux instants différents t_0 et $t_1 > t_0$ pour la même onde que sur la figure 2.11.

Entre les instants t_0 et t_1 , l'onde qui progresse dans le sens positif de l'axe (Ox) se déplace d'une distance δ . Ainsi la valeur observée à l'instant t_0 en x est observée à l'instant t_1 en $x + \delta$:

$$s(x, t_0) = s(x + \delta, t_1).$$

L'onde se propage à la vitesse c donc on a :

$$\delta = c(t_1 - t_0).$$

Il vient ainsi :

$$s(x, t_0) = s(x + c(t_1 - t_0), t_1). \tag{2.4}$$

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

De même que plus haut, on peut se convaincre facilement que la formule (2.4) est valable aussi si $t_1 < t_0$. Si on l’écrit en posant $t_0 = t$, instant quelconque, et $t_1 = 0$ elle devient alors :

$$s(x, t) = s(x - ct, 0).$$

Le membre de droite de cette équation est simplement une fonction d’une seule variable, $x - ct$. Pour simplifier l’écriture on le note $F(x - ct)$. Ainsi :

Une **onde progressive** se propageant à la vitesse c dans la direction de l’axe (Ox) , *dans le sens positif* de cet axe, sans atténuation ni déformation, est de la forme mathématique suivante :

$$s(x, t) = F(x - ct),$$

où F est une fonction quelconque dont l’argument a la dimension d’une longueur.

Si l’on s’intéresse aussi à une onde se propageant le long de l’axe (Ox) dans le sens négatif de cet axe, c’est-à-dire le sens des x décroissants, le même raisonnement s’applique si l’on prend un axe (Ox') tel que $x' = -x$. Il suffit donc de changer x en $-x$ dans le résultat. On obtient une fonction de la variable $-x - ct$ que l’on peut changer, pour avoir une notation plus simple, pour son opposé $x + ct$. Ainsi :

Une **onde progressive** se propageant à la vitesse c dans la direction de l’axe (Ox) , *dans le sens négatif* de cet axe, sans atténuation ni déformation, est de la forme mathématique suivante :

$$s(x, t) = G(x + ct),$$

où G est une fonction quelconque dont l’argument a la dimension d’une longueur.

d) Équivalence des deux expressions

Comme on vient de le montrer, une onde se propageant dans le sens positif de l’axe (Ox) peut s’écrire de deux manières :

$$s(x, t) = f\left(t - \frac{x}{c}\right) = F(x - ct).$$

Si l’on connaît la fonction f on trouve la fonction F en posant $t = 0$ dans l’équation ci-dessus :

$$F(x) = f\left(-\frac{x}{c}\right),$$

et si l’on connaît la fonction F , on trouve la fonction f en posant $x = 0$ dans cette équation :

$$f(t) = F(-ct).$$

Dans le cas d’une onde se propageant dans le sens négatif de l’axe (Ox) , on obtient la même onde avec les deux formules $g\left(t + \frac{x}{c}\right)$ et $G(x + ct)$ si :

$$G(x) = g\left(\frac{x}{c}\right) \quad \text{soit} \quad g(t) = G(ct).$$

2.3 Onde progressive sinusoïdale

Dans ce paragraphe on considère une onde progressive se propageant *dans le sens positif de l'axe (Ox)*, sans déformation ni atténuation. Cette onde aura une forme particulière : elle sera sinusoïdale.

a) Définition

On parle d'**onde sinusoïdale**, ou encore d'**onde harmonique**, lorsque le signal mesuré en tout point est une fonction sinusoïdale du temps de pulsation ω , indépendante du point. Une telle onde a la forme mathématique suivante :

$$s(x,t) = A(x) \cos(\omega t + \varphi(x)).$$

$A(x)$ est l'amplitude de l'onde au point d'abscisse x et $\varphi(x)$ la phase initiale de l'onde en ce même point.

On note : $A_0 = A(0)$ et $\varphi(0) = \varphi_0$, l'amplitude et la phase initiale à l'origine O de l'axe Ox .

b) Double périodicité spatio-temporelle

L'onde se propageant sans atténuation ni déformation dans le sens positif de (Ox), la vibration observée à toute abscisse $x > 0$ reproduit la vibration observée en $x = 0$ avec le retard de propagation $\tau = \frac{x}{c}$. Ceci s'exprime ainsi :

$$s(x,t) = s(0,t - \tau) = A_0 \cos\left(\omega\left(t - \frac{x}{c}\right) + \varphi_0\right).$$

On retiendra ce résultat sous la forme suivante :

Une **onde progressive sinusoïdale** de pulsation ω se propageant dans le sens positif de l'axe (Ox) avec la vitesse c a pour expression :

$$s(x,t) = A_0 \cos(\omega t - kx + \varphi_0) \quad \text{avec} \quad k = \frac{\omega}{c}. \quad (2.5)$$

k est appelé **vecteur d'onde**. A_0 est l'**amplitude** de l'onde et φ_0 sa **phase initiale à l'origine**.

Ainsi l'onde progressive sinusoïdale est une fonction sinusoïdale à la fois :

- du temps (pour x fixé) avec une pulsation temporelle ω ;
- de la variable spatiale x (pour t fixé), avec une pulsation spatiale k .

On parle de la **double périodicité spatio-temporelle** de l'onde.

De même que la période temporelle est : $T = \frac{2\pi}{\omega}$, la période spatiale est la **longueur d'onde** :

$$\lambda = \frac{2\pi}{k} = \frac{2\pi c}{\omega} = cT.$$

La fréquence spatiale est le **nombre d'onde** :

$$\sigma = \frac{1}{\lambda}.$$

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

Une onde progressive sinusoïdale se propageant dans le sens positif de l’axe (Ox) peut s’écrire :

$$s(x,t) = A_0 \cos \left(2\pi \left(\frac{t}{T} - \frac{x}{\lambda} \right) + \varphi_0 \right) \tag{2.6}$$

où T est la période temporelle et λ la période spatiale appelée **longueur d’onde**.

La longueur d’onde est égale à la distance sur laquelle l’onde se propage pendant une durée égale à la période temporelle T :

$$\lambda = cT. \tag{2.7}$$

On peut trouver toutes les grandeurs relatives à la périodicité spatio-temporelle quand on connaît l’une d’entre elles et la vitesse de propagation c . Si on connaît la période temporelle T alors :

$$\omega = \frac{2\pi}{T}, \quad f = \frac{1}{T}, \quad \lambda = cT \quad \text{et} \quad \sigma = \frac{1}{cT}.$$

Si on connaît la fréquence f :

$$\omega = 2\pi f, \quad T = \frac{1}{f}, \quad \lambda = \frac{c}{f} \quad \text{et} \quad \sigma = \frac{f}{c}.$$

Si on connaît la longueur d’onde λ :

$$\sigma = \frac{1}{\lambda}, \quad T = \frac{\lambda}{c}, \quad f = \frac{c}{\lambda}, \quad \text{et} \quad \omega = \frac{2\pi c}{\lambda}.$$

Les grandeurs relatives à la double périodicité spatio-temporelle de l’onde progressive sinusoïdale sont rassemblées dans le tableau suivant :

	Période	Fréquence	Pulsation
Temps	T	f	ω
Espace	λ	σ	k

Tableau 2.2 – Grandeurs caractérisant la double périodicité de l’onde progressive sinusoïdale.

c) Interprétation physique

Le lien entre les périodes temporelle T et spatiale λ exprimé dans la formule (2.7) se retrouve par le raisonnement suivant.

Comme on le voit sur la figure 2.13, la courbe représentant l’onde en fonction de x à l’instant t_1 est la courbe à l’instant $t_0 < t_1$ décalée vers la droite de $\delta = c(t_1 - t_0)$. Ceci fait qu’en chaque point la valeur de l’onde change entre t_0 et t_1 . Si on suppose maintenant que $t_1 = t_0 + T$ l’onde a les mêmes valeurs à t_0 et à t_1 . Il faut pour cela que la courbe soit décalée d’une période spatiale soit $\delta = \lambda$. Ainsi : $\lambda = c(t_1 - t_0) = cT$.

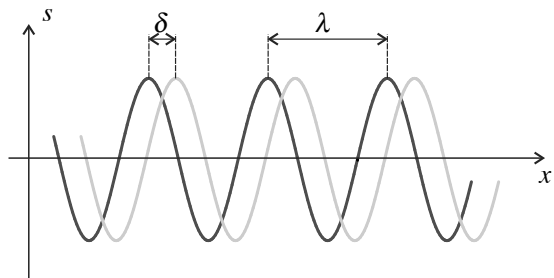


Figure 2.13 – Onde sinusoïdale se propageant dans le sens positif de (Ox) à deux instants t_0 (en gris foncé) et $t_1 > t_0$ (en gris clair). Le décalage des courbes est $\delta = c(t_1 - t_0)$.

d) Déphasage entre les vibrations en deux points

La phase initiale de la vibration à l’abscisse x est, d’après l’équation (2.5) :

$$\varphi(x) = \varphi_0 - kx = \varphi_0 - \frac{2\pi x}{\lambda}.$$

Les signaux d’une onde sinusoïdale se propageant dans le sens positif de (Ox) en deux points d’abscisses x_1 et x_0 sont déphasés de :

$$\varphi(x_1) - \varphi(x_0) = -\frac{2\pi}{\lambda}(x_1 - x_0).$$

Remarque

Ce résultat se retrouve très facilement. Si $x_1 > x_0$, la vibration en x_1 est en retard sur celle en x_0 de $\tau = \frac{x_1 - x_0}{c}$. Le retard temporel se traduit par un retard de phase :

$$\varphi(x_1) - \varphi(x_0) = -2\pi \frac{\tau}{T} = -\frac{2\pi}{cT}(x_1 - x_0) = -\frac{2\pi}{\lambda}(x_1 - x_0).$$

À quelle condition les vibrations en deux points d’abscisses x_0 et x_1 sont-elles en phase ? Cela signifie que $\varphi(x_0) - \varphi(x_1) = m \times 2\pi$ où m est un entier relatif, soit $\frac{2\pi}{\lambda}(x_1 - x_0) = m \times 2\pi$, soit :

$$x_1 - x_0 = m \times \lambda.$$

De même, les vibrations en ces deux points sont en opposition de phase si $\varphi(x_0) - \varphi(x_1) = \pi + m \times 2\pi$ où m est un entier relatif, soit si :

$$x_1 - x_0 = \left(m + \frac{1}{2}\right) \times \lambda.$$

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

Deux points en lesquels l’onde est **en phase** sont séparés le long de la direction de propagation (Ox) d’un **nombre entier de fois la longueur d’onde**.

Deux points en lesquels l’onde est **en opposition de phase** sont séparés le long de la direction de propagation (Ox) d’un **nombre entier de fois la longueur d’onde plus une demi-longueur d’onde**.

Ces résultats sont mis à profit dans l’expérience suivante pour mesurer la célérité d’ondes ultra-sonores dans l’air.

Expérience

On place un émetteur d’ultrasons E , produisant une onde sinusoïdale de fréquence $f = 44,0 \text{ kHz}$, devant deux récepteurs R_1 et R_2 fournissant des signaux (tensions électriques) proportionnels au signal de l’onde qu’ils reçoivent et que l’on envoie sur les deux voies d’un oscilloscope.

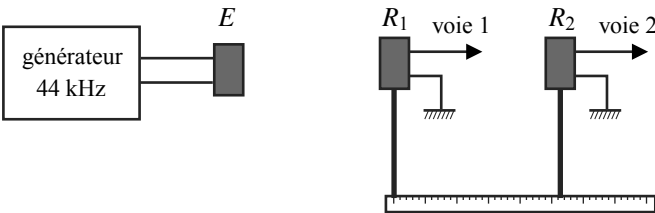


Figure 2.14 – Mesure de la célérité des ondes ultrasonores dans l’air.

En « mode normal », on voit à l’écran de l’oscilloscope deux sinusoïdes d’amplitudes à peu près égales si les récepteurs sont à peu près à la même distance de l’émetteur. Si l’on passe l’oscilloscope en « mode XY », on voit (en général) une ellipse. Lorsque le déphasage des deux signaux varie, cette ellipse se transforme en un segment de droite de pente positive si les deux signaux sont en phase, et en un segment de droite de pente négative si les deux signaux sont en opposition de phase (voir chapitre précédent).

R_1 est fixe. R_2 peut être translaté le long d’une règle graduée, parallèle à la direction entre l’émetteur et ce récepteur. On commence par ajuster sa position pour voir deux signaux en phase, c’est-à-dire, sur l’oscilloscope, un segment de droite de pente positive. Puis on le recule progressivement en observant l’écran de l’oscilloscope : on voit que les signaux sont alternativement en opposition de phase et en phase. Quand les signaux sont pour la 5^e fois de suite en phase on note la position du récepteur mobile sur la règle, puis on continue. Lors d’un essai, on a noté les positions successives, en centimètres : 42,0 ; 37,9 ; 33,9 ; 29,9 ; 26,0. La règle étant graduée en millimètre l’incertitude sur chacune de ces valeurs est de 0,3 mm.

La distance moyenne entre deux positions successives de la liste précédente est : $\frac{42,0 - 26,0}{4} = 4,0 \text{ cm} \pm 0,15 \text{ mm}$. On en déduit une évaluation de la longueur d’onde :

$$\lambda = \frac{4,0}{5} = 0,80 \text{ cm} = 8,0 \text{ mm} \pm 0,03 \text{ mm, puis de la célérité des ondes ultra-sonores dans l'air :}$$
$$c = \lambda f = 352 \pm 2 \text{ m.s}^{-1}.$$

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- connaître les grands types d'onde et la nature du signal propagé
- notion de spectre
- composition du spectre d'un signal périodique non sinusoïdal
- domaine fréquentiel des ondes sonores
- formes mathématiques d'une onde progressive
- formes mathématiques d'une onde progressive sinusoïdale (ou harmonique)
- relations entre ω et k , entre λ et T
- évolution de la phase d'une onde progressive sinusoïdale dans l'espace

SAVOIR-FAIRE

- obtenir expérimentalement le spectre d'un signal
- écrire une onde progressive de forme quelconque
- écrire une onde progressive sinusoïdale quelconque
- calculer les grandeurs relatives à la périodicité de l'onde à partir de l'une d'entre elles
- calculer le déphasage d'une onde entre deux points
- mesurer expérimentalement la célérité d'une onde
- mesurer expérimentalement une longueur d'onde

MOTS-CLÉS

- onde
 - signal physique
 - spectre
 - composante sinusoïdale
 - fondamental
- harmoniques
 - son
 - propagation
 - célérité
 - onde progressive
- onde sinusoïdale
 - vecteur d'onde
 - longueur d'onde
 - déphasage

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

S’ENTRAÎNER

2.1 Signal sans fondamental (★)

On considère le signal $s(t) = 10 \sin(80\pi t) + 5 \sin(120\pi t + 0,6\pi)$ où le temps est exprimé en secondes. Quelle est la fréquence de $s(t)$?

2.2 Spectre d’un produit de fonctions sinusoïdales (★)

On considère le signal : $s(t) = A \cos(2\pi f_1 t) \cos(2\pi f_2 t + \varphi)$ où A et φ sont des constantes.

1. En utilisant la formule de trigonométrie $\cos a \cos b = \frac{1}{2} (\cos(a+b) + \cos(a-b))$ déterminer les fréquences contenues dans $s(t)$. Représenter son spectre d’amplitude et de phase.
2. Examiner le cas où $f_1 = f_2$.

2.3 Relation entre fréquence et longueur d’onde (★)

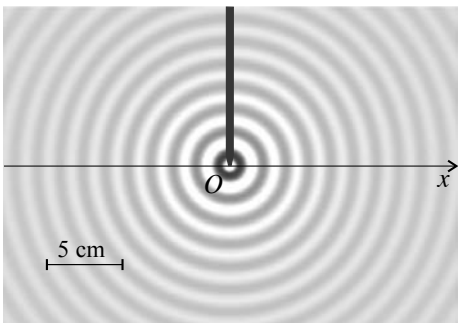
1. Calculer la longueur d’onde de l’onde électromagnétique qui existe dans un four micro-onde sachant que sa fréquence est $f = 2,45 \text{ GHz}$ et que la célérité des ondes électromagnétiques est $c = 3,00 \cdot 10^8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. Est-elle de l’ordre du micromètre ?

2. La vitesse du son dans l’air dépend de la température T selon la formule $c = \sqrt{\gamma \frac{RT}{M_{\text{air}}}}$ où $\gamma = 1,4$, $R = 8,314 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1}$ et $M_{\text{air}} = 29 \cdot 10^{-3} \text{ kg} \cdot \text{mol}^{-1}$. Calculer la fréquence d’un son de longueur d’onde $\lambda = 78 \text{ cm}$ lorsque la température vaut $T_1 = 290 \text{ K}$, puis $T_2 = 300 \text{ K}$. Le changement de hauteur du son dû au changement de température est-il de plus d’un demi-ton ? Un demi-ton correspond à une variation relative de fréquence égale à $2^{\frac{1}{12}} - 1$.

2.4 Cuve à ondes (★)

La figure représente la surface d’une cuve à onde éclairée en éclairage stroboscopique. L’onde est engendrée par un vibreur de fréquence $f = 18 \text{ Hz}$. L’image est claire là où la surface de l’eau est convexe, foncée là où elle est concave.

1. En mesurant sur la figure, déterminer la longueur d’onde.
2. En déduire la célérité de l’onde.
3. On suppose l’onde sinusoïdale, d’amplitude A constante et de phase initiale nulle en O . Écrire le signal $s(x, t)$ pour $x > 0$ et pour $x < 0$.
4. Expliquer pourquoi A n’est pas, en fait, constante.



2.5 Ondes progressives sinusoïdales (★)

1. Donner la période, la fréquence, la pulsation, la longueur d’onde, le nombre d’onde et le vecteur d’onde, de l’onde : $s(x, t) = 5 \sin(2,4 \cdot 10^3 \pi t - 7,0 \pi x + 0,7 \pi)$ où x et t sont exprimés respectivement en mètres et en secondes. Quelle est sa vitesse de propagation ?

2. Une onde sinusoïdale se propage dans la direction de l'axe (Ox) dans le sens positif avec la célérité c . L'expression du signal de l'onde au point d'abscisse x_1 est $s_1(x_1, t) = A \cos(\omega t)$. Déterminer l'expression de $s_1(x, t)$. Représenter $s_1(x, 0)$ en fonction de x .

3. Une onde sinusoïdale se propage dans la direction de l'axe (Ox) dans le sens négatif avec la célérité c . On donne : $s_2(0, t) = A \sin(\omega t)$. Déterminer l'expression de $s_2(x, t)$. Représenter graphiquement $s_2\left(\frac{\lambda}{4}, t\right)$ et $s_2\left(\frac{\lambda}{2}, t\right)$ en fonction de t .

2.6 Trains d'ondes (★)

Une onde se propage dans la direction de l'axe (Ox) , dans le sens positif avec la célérité c . La source, située en $x = 0$, émet un train d'ondes, c'est-à-dire une oscillation de durée limitée τ :

$$s(0, t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ \sin\left(2\pi \frac{t}{T}\right) & \text{si } 0 \leq t < \tau \\ 0 & \text{si } t \geq \tau \end{cases}$$

1. Exprimer $s(x, t)$ pour x positif quelconque.

2. Représenter $s\left(x, \frac{\tau}{2}\right)$ et $s\left(x, \frac{3\tau}{2}\right)$ en fonction de x pour $x > 0$ (prendre $\tau = 4T$ pour le dessin). Quelle est la longueur du train d'ondes dans l'espace ?

3. On suppose à présent que :

$$s(0, t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \sin\left(2\pi \frac{t}{T}\right) & \text{si } t \geq 0 \end{cases}$$

avec $\tau = T$. En s'aidant d'une calculatrice graphique représenter $s(0, t)$ en fonction de t , puis $s(x, 6\tau)$ en fonction de x . On considère habituellement que ce train d'ondes dure 6τ . Justifier et donner la longueur du train d'ondes.

2.7 Propagation d'un signal périodique (★)

Une onde se propage dans le sens positif de (Ox) à la célérité c . En $x = 0$ son signal est périodique de fréquence f_S et s'écrit : $s(0, t) = f(t) = \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(2\pi n f_S t + \varphi_n)$.

1. Quelle est la longueur d'onde associée au fondamental du signal $f(t)$? À son harmonique de rang n ? Quelle est la période spatiale de l'onde ?

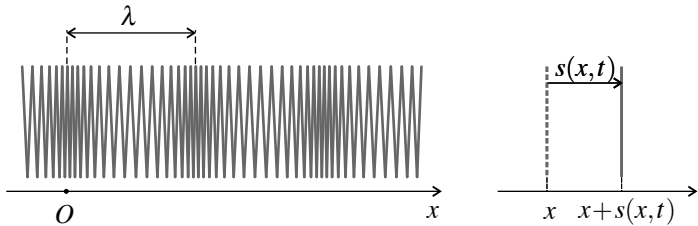
2. Montrer que le signal reçu en x_0 s'écrit : $s(x_0, t) = \sum_{n=1}^{\infty} A'_n \cos(2\pi n f_S t + \varphi'_n)$ et exprimer les A'_n et φ'_n en fonction de x_0 .

2.8 Onde longitudinale sur un ressort (★★)

L'onde de compression-dilatation le long d'un ressort est une onde longitudinale analogue à une onde sonore. Lors du passage de cette onde chaque spire bouge dans la direction de l'axe (Ox) , axe parallèle au ressort. Un signal associé à l'onde est le déplacement $s(x, t)$ de la

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

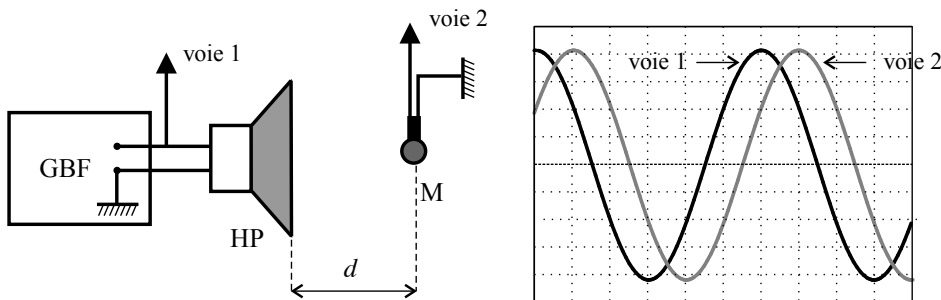
spire qui est située à l’abscisse x en l’absence d’onde : cette spire passe ainsi de la position x qu’elle occupe au repos à la position $x + s(x, t)$ (voir figure).



1. On appelle a l’espacement entre deux spires consécutives dans l’état de repos. Lors du passage de l’onde, la distance entre les spires situées au repos en $x_i = ia$ et $x_{i+1} = (i + 1)a$ devient d_i . Exprimer d_i en fonction de a , $s(x_i, t)$ et $s(x_{i+1}, t)$.
2. On suppose que $s(x, t) = A \cos(\omega t - kx + \varphi)$. On pose $\Phi = \omega t + \varphi$. En utilisant une formule de trigonométrie, montrer que : $d_i = a + 2A \sin\left(\frac{ka}{2}\right) \sin\left(\Phi - kx_i - \frac{ka}{2}\right)$.
3. On suppose que $ka \ll 1$. Cette hypothèse correspond-elle bien à la figure ci-dessus ? Montrer que, lors du passage de l’onde, la distance entre deux spires consécutives situées au repos au voisinage de x devient : $d(x, t) \simeq a(1 + kA \sin(\omega t - kx + \varphi))$.
4. La figure donne l’allure du ressort à $t = 0$. En déduire φ . Où se trouvent, sur la figure, les spires dont le déplacement est nul ?

APPROFONDIR

2.9 Étude expérimentale d’une onde progressive sinusoïdale (★)



Un haut-parleur HP est mis en vibration à l’aide d’un générateur de basses fréquences GBF réglé sur la fréquence $f = 1500 \text{ Hz}$. L’onde sonore ainsi créée se propage dans l’air à la célérité $c = 342 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. Un microphone M placé à distance d du haut-parleur reçoit le signal

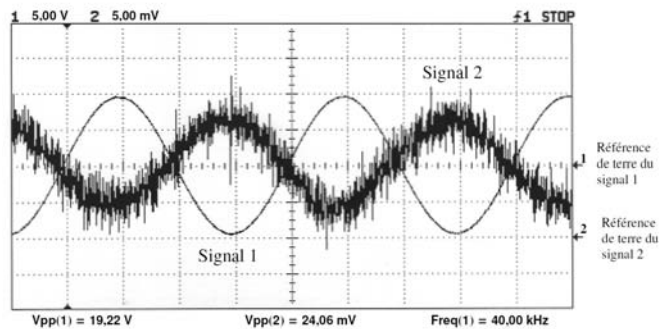
sonore et le transforme en un signal électrique. Les signaux du GBF et du micro sont envoyés respectivement sur les voies 1 et 2 d'un oscilloscope.

- 1. Pour une certaine position de M et un réglage adéquat de l'oscilloscope, l'écran a l'aspect représenté sur la figure. Quel est le déphasage des signaux visualisés ?
- 2. L'oscilloscope étant synchronisé sur la voie 1, comment évolue la courbe de la voie 2 lorsqu'on éloigne M de HP ?
- 3. De combien doit-on augmenter d pour voir deux signaux en phase ? Quel est le meilleur moyen pour savoir si les signaux sont en phase ?

2.10 Principe de la télémétrie (CAPES externe 2010) (★)

On place un émetteur et un récepteur à ultrasons côte à côte. Ce bloc est appelé le télémètre. À la distance D , on place un obstacle réfléchissant les ondes sonores, que nous appellerons la cible. Une onde sinusoïdale, de période T , est émise par l'émetteur du télémètre, elle se réfléchit sur la cible et est détectée par le récepteur du télémètre. Sur l'écran d'un oscilloscope, on visualise simultanément deux signaux ; celui capté (par un dispositif non décrit) en sortie de l'émetteur et celui du récepteur.

- 1. On appelle temps de vol, noté t_v , la durée du trajet aller-retour de l'onde entre le télémètre et la cible. Exprimer t_v en fonction de la distance D séparant le télémètre de la cible et de la célérité c de l'onde.
- 2. Pour illustrer le principe de la mesure, on colle la cible au télémètre, puis on l'éloigne lentement, en comptant le nombre de coïncidences, c'est-à-dire le nombre de fois où les signaux sont en phase. Pour simplifier, on suppose que lorsque $D = 0$, les signaux sont en phase. On se place dans le cas où l'on a compté exactement un nombre n de coïncidences. Exprimer D en fonction de n et de la longueur d'onde des ondes ultrasonores.



- 3. Lors du recul de la cible, 50 coïncidences ont été comptées avant d'observer les signaux suivants sur l'écran de l'oscilloscope (voir figure). Dans les conditions de l'expérience, la longueur d'onde des ondes sonores valait 8,5 mm. En exploitant les données de l'enregistrement, calculer la distance séparant le télémètre de la cible.
- 4. Pourquoi les deux signaux de la figure sont-ils si différents ? Identifier quel est, selon toute vraisemblance, le signal capté en sortie de l'émetteur et celui reçu par le récepteur.

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D'UN SIGNAL

5. Le comptage des coïncidences a été réalisé en plaçant l'oscilloscope en mode XY. Dans le cas des signaux de la figure, représenter la figure que l'on obtiendrait en se plaçant dans ce mode.

2.11 Effet Doppler (★)

Une onde sinusoïdale de fréquence f se propage dans la direction de (Ox) dans le sens positif de (Ox) avec la célérité c . Un observateur se déplace avec une vitesse $\vec{v} = v\vec{u}_x$ parallèle à (Ox) .

1. Écrire le signal $s(x, t)$ de l'onde en définissant les notations nécessaires.
2. Pour l'observateur en mouvement, le point d'abscisse x est repéré par une abscisse le long d'un axe (Ox') qui lui est lié telle que $x' = x - vt$. Exprimer $s(x', t)$.
3. En déduire l'expression de la fréquence f' pour l'observateur en mouvement. Comparer f' et f suivant le signe de v .
4. Vous marchez dans la rue et un camion de pompier, sirène en marche, arrive de derrière et vous dépasse. Qu'entendez-vous?

2.12 Position et date d'un séisme (★)

Un séisme produit deux types d'ondes sismiques : les ondes P, longitudinales, qui se propagent avec la célérité c_P et les ondes S, transversales, qui se propagent avec la célérité $c_S < c_P$.

1. Lors d'un séisme, on commence à détecter les premières à l'instant de date t_P et les secondes à l'instant de date t_S . Montrer qu'on peut en déduire, connaissant c_P et c_S , la distance Δ entre le foyer du séisme et l'appareil ainsi que la date du début du séisme.
2. Pour un séisme, on mesure les distances Δ_1 , Δ_2 et Δ_3 entre le foyer du séisme et trois stations de mesures. Sans faire de calcul, montrer que cette information permet de localiser le foyer du séisme à l'intérieur de la Terre. Quel système fonctionne sur ce même principe?

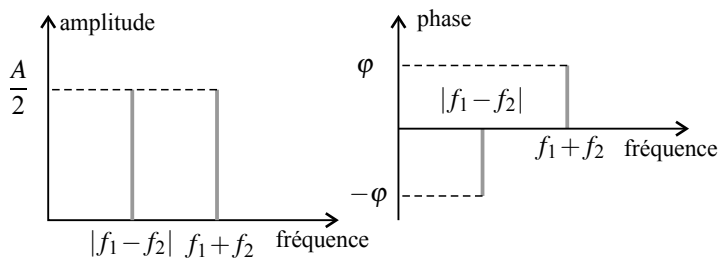
CORRIGÉS

2.1 Signal sans fondamental

$s(t)$ est la somme de deux signaux de fréquences $f_1 = 40 \text{ Hz} = 2 \times 20 \text{ Hz}$ et $f_2 = 60 \text{ Hz} = 3 \times 20 \text{ Hz}$. Il s'agit d'un signal de fréquence $f = 20 \text{ Hz}$ qui n'a pas de fondamental mais seulement deux harmoniques de rang 2 et 3.

2.2 Spectre d'un produit de fonctions sinusoïdales

1. $s(t) = \frac{A}{2} \cos(2\pi(f_1 + f_2)t + \varphi) + \frac{A}{2} \cos(2\pi(f_1 - f_2)t - \varphi)$. Ainsi le spectre de $s(t)$ comporte les deux fréquences $f_1 + f_2$ et $|f_1 - f_2|$ (attention à ne pas oublier la valeur absolue : une fréquence est obligatoirement positive).



2. Dans le cas où $f_1 = f_2$, $s(t) = \frac{A}{2} \cos \varphi + \frac{A}{2} \cos(4\pi f_1 t + \varphi)$. Le spectre de $s(t)$ comporte les fréquences 0, correspondant à un signal constant, et $2f_1$.

2.3 Relation entre fréquence et longueur d'onde

1. $\lambda = \frac{c}{f} = \frac{3,00 \cdot 10^8}{2,45 \cdot 10^9} = 1,22 \cdot 10^{-1} \text{ m}$. Les « micro-ondes » n'ont pas une longueur d'onde de l'ordre du micromètre.

2. La fréquence d'un son de longueur d'onde λ est : $f = \frac{c}{\lambda} = \sqrt{\gamma \frac{RT}{M_{\text{air}}}} \frac{1}{\lambda}$. Pour $\lambda = 78 \text{ cm}$, on trouve $f_1 = 437 \text{ Hz}$ à $T_1 = 290 \text{ K}$ et $f_2 = 445 \text{ Hz}$ à $T_2 = 300 \text{ K}$. La variation relative de fréquence entre les deux températures est $\frac{f_2 - f_1}{f_1} = 1,7\%$. Pour une note montant d'un demi-ton la variation relative de fréquence est $2^{\frac{1}{12}} - 1 = 5,9\%$. La variation de température entraîne un changement de hauteur inférieur au demi-ton.

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D’UN SIGNAL

2.4 Cuve à ondes

1. La longueur d’onde est la distance entre deux crêtes consécutives le long de l’axe (Ox) , donc entre les centres de deux zones claires. On mesure sur la figure 2, 1 cm pour 7λ , l’échelle étant de $\frac{1}{5}$ la longueur d’onde est $\lambda = 5 \times \frac{2,1}{7} = 1,5$ cm.
2. La célérité de l’onde est $c = \lambda f = 1,5.10^{-2} \times 18 = 0,27$ m.s⁻¹.
3. Pour $x > 0$ l’onde se propage dans le sens de (Ox) donc $s(x,t) = A \cos\left(2\pi f\left(t - \frac{x}{c}\right)\right)$; pour $x < 0$ elle se propage dans le sens inverse de l’axe (Ox) : $s(x,t) = A \cos\left(2\pi f\left(t + \frac{x}{c}\right)\right)$. On peut résumer les deux expressions en :

$$s(x,t) = A \cos\left(2\pi f\left(t - \frac{|x|}{c}\right)\right).$$

4. L’amplitude n’est pas constante parce que l’énergie de l’onde se répartit sur ces cercles de rayon de plus en plus grand. Des considérations en dehors du programme permettent d’établir que $A = \frac{\text{constante}}{\sqrt{x}}$.

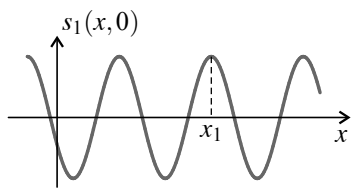
2.5 Ondes progressives sinusoïdales

1. Période : $T = 8,3.10^{-4}$ s, pulsation : $\omega = 7,5.10^3$ rad.s⁻¹, fréquence : $f = 1,2.10^3$ Hz. Longueur d’onde : $\lambda = \frac{2}{7,0} = 0,29$ m, vecteur d’onde : $k = 22$ rad.m⁻¹, nombre d’onde : $\sigma = 3,5$ m⁻¹.

La vitesse de propagation est : $c = \lambda f = 3,4.10^2$ m.s⁻¹.

2. L’onde se propageant avec la célérité c dans le sens positif de (Ox) , on a :

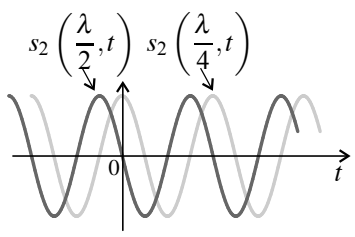
$$s_1(x,t) = s_1\left(x_1, t - \frac{x-x_1}{c}\right) = A \cos(\omega t - kx + kx_1),$$



en posant $k = \frac{\omega}{c}$. Pour tracer $s(x,t = 0)$ on remarque que le signal est maximal en $x = x_1$ à $t = 0$.

3. L’onde se propageant avec la célérité c dans le sens négatif de (Ox) , on a :

$$s_2(x,t) = s_2\left(0, t + \frac{x}{c}\right) = A \sin(\omega t + kx).$$



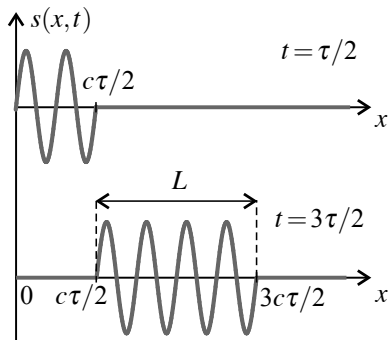
$s_2\left(\frac{\lambda}{4}, t\right)$ est en quadrature avance sur $s_2(0,t)$ et $s_2\left(\frac{\lambda}{2}, t\right)$ est en quadrature avance sur $s_2\left(\frac{\lambda}{4}, t\right)$ et en opposition de phase par rapport à $s_2(0,t)$.

2.6 Trains d'ondes

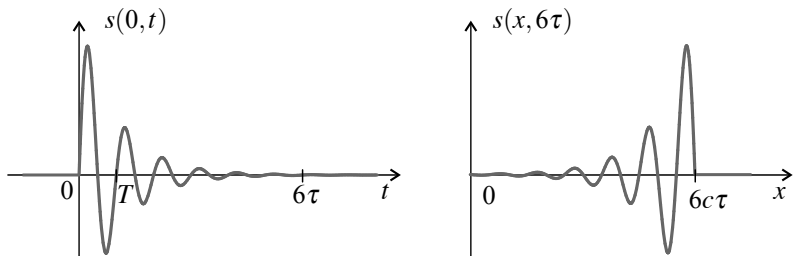
1. $s(x, t) = s(0, t - x/c)$, donc :

$$s(x, t) = \begin{cases} 0 & \text{si } x > ct \\ \sin\left(\frac{2\pi t}{T} - \frac{2\pi x}{cT}\right) & \text{si } c(t - \tau) < x \leq ct \\ 0 & \text{si } x \leq c(t - \tau) \end{cases}$$

La longueur du train d'onde dans l'espace est : $L = c\tau$.



2. Sur le graphe de $s(0, t)$ on constate que les oscillations ne sont plus visibles en gros à partir de $t = 6\tau$. Plus précisément, pour $t > 6\tau$, $\exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) < \exp(-6) = 2,5 \cdot 10^{-3}$ donc l'amplitude d'oscillation est inférieure à $\frac{1}{400}$ de sa valeur initiale. Ceci justifie le fait de considérer que la durée du train d'onde est 6τ . Dans ce cas la longueur du train d'onde dans l'espace est $6c\tau$, comme on peut le voir sur la partie droite de la figure ci-dessous.



2.7 Propagation d'un signal périodique

1. La longueur d'onde associée au fondamental, composante sinusoïdale de fréquence f_s , est $\lambda_1 = \frac{c}{f_s}$. La longueur d'onde associée à l'harmonique de rang n est $\lambda_n = \frac{c}{nf_s} = \frac{\lambda_1}{n}$.

La période spatiale de l'onde est λ_1 .

2. Le phénomène de propagation à la célérité c dans le sens positif de l'axe (Ox) se traduit par la relation :

$$s(x_0, t) = s\left(0, t - \frac{x_0}{c}\right) = \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos\left(2\pi n f_s t - 2\pi n \frac{f_s}{c} x_0 + \varphi_n\right).$$

On trouve bien la forme attendue, avec : $A'_n = A_n$ et $\varphi'_n = \varphi_n - 2\pi n \frac{f_s}{c} x_0 = \varphi_n - 2\pi \frac{x_0}{\lambda_n}$. On remarque que le retard de phase dû à la propagation dépend de l'ordre n de l'harmonique.

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D'UN SIGNAL

2.8 Onde longitudinale le long d'un ressort

1. Lors du passage de l'onde l'abscisse de la $i^{\text{ième}}$ spire devient $x_i + s(x_i, t)$, et l'abscisse de la $(i + 1)^{\text{ième}}$ spire devient $x_{i+1} + s(x_{i+1}, t)$. La distance entre ces deux spires est alors :

$$d_i = ((x_{i+1} + s(x_{i+1}, t)) - (x_i + s(x_i, t))) = a + s(x_{i+1}, t) - s(x_i, t).$$

2. En utilisant la formule $\cos p - \cos q = -2 \sin \frac{p+q}{2} \sin \frac{p-q}{2}$, on trouve :

$$\begin{aligned} d_i &= a + A \cos(\Phi - kx_{i+1}) - A \cos(\Phi - kx_i) \\ &= a + 2A \sin\left(\frac{1}{2}k(x_{i+1} - x_i)\right) \sin\left(\Phi - \frac{1}{2}k(x_i + x_{i+1})\right) \\ &= a + 2A \sin\left(\frac{ka}{2}\right) \sin\left(\Phi - k\left(i + \frac{1}{2}\right)a\right) = a + 2A \sin\left(\frac{ka}{2}\right) \sin\left(\Phi - kx_i - \frac{ka}{2}\right). \end{aligned}$$

3. Si $ka \ll 1$ on peut écrire : $\sin\left(\frac{ka}{2}\right) \simeq \frac{ka}{2}$ et $\sin\left(\Phi - kx_i - \frac{ka}{2}\right) \simeq \sin(\Phi - kx_i)$. Il vient alors : $d_i \simeq a + kAa \sin(\Phi - kx_i)$.

Ainsi la distance entre des spires situées à l'abscisse x devient, lors du passage de l'onde :

$$d(x, t) = a(1 + kA \sin(\omega t - kx + \varphi)).$$

Ce signal est en quadrature de phase avec le signal $s(x, t)$ de déplacement des spires.

4. Sur la figure on observe qu'à $t = 0$ les spires sont serrées au maximum en $x = 0$. D'après la formule précédente, cela signifie que : $\sin \varphi = -1$, soit que : $\varphi = -\frac{\pi}{2}$.

Le déplacement des spires est donc $s(x, t) = A \cos(\omega t - kx - \frac{\pi}{2}) = A \sin(\omega t - kx)$.

Sur la figure, à $t = 0$, $s(x, 0) = -A \sin kx$, donc le déplacement est nul en tous les points d'abscisses $x = n\frac{\lambda}{2}$ où n est un entier et $\lambda = \frac{2\pi}{k}$ est la longueur d'onde. Ces points correspondent sur la figure aux endroits où les spires sont soit écartées au maximum, soit serrées au maximum.

2.9 Étude expérimentale d'une onde progressive sinusoïdale

1. La période T des signaux correspond à 6 carreaux sur l'axe horizontal. Leur décalage temporel τ correspond à 1 carreau et le signal de la voie 2 (micro) est en retard sur le signal de la voie 1 (GBF). Ainsi, le déphasage du signal capté par le microphone par rapport au signal du GBF est : $\Delta\varphi = 2\pi \frac{\tau}{T} = -2\pi \times \frac{1}{6} = -\frac{\pi}{3} = -1,05 \text{ rad}$.

2. Au fur et à mesure que l'on éloigne le micro, le signal correspondant (voie 2) est de plus en plus en retard sur le signal du GBF (voie 1). La courbe 2 se décale progressivement vers la droite sur l'écran.

3. Pour voir deux signaux en phase, il faut augmenter le retard de phase du signal de la voie 2 de $2\pi - 1,05 = 5,24$ rad, c'est-à-dire augmenter le retard temporel de $\frac{5,24}{2\pi}T$ où $T = \frac{1}{f}$ est

la période. Pour cela il faut reculer le micro de $\frac{5,24}{2\pi} \times \frac{c}{f} = \frac{5,24}{2\pi} \times \frac{342}{1500} = 0,19$ m.

Pour constater expérimentalement que deux signaux sont en phase, la meilleure méthode consiste à passer l'oscilloscope en mode XY ; on voit un segment de droite de pente positive lorsque les signaux sont en phase.

2.10 Principe de la télémétrie

1. Le temps de vol est la durée de la propagation de l'onde sur une distance $2D$ correspondant à l'aller-retour jusqu'à la cible. Ainsi : $t_v = \frac{2D}{c}$.

2. Au fur et à mesure que l'on éloigne la cible, le décalage temporel entre les deux signaux augmente. Chaque fois que ce décalage est un multiple entier de la période T , les signaux sont en phases. Si on éloigne d'une distance D , on augmente de décalage temporel de $\frac{2D}{c}$. La

première fois que les signaux sont en phase à nouveau, on a $\frac{2D}{c} = T$ soit $D = \frac{cT}{2} = \frac{\lambda}{2}$ où λ est la longueur d'onde des ondes ultrasonores. La deuxième fois, $\frac{2D}{c} = 2T$ soit $D = 2 \times \frac{\lambda}{2}$.

À la $n^{\text{ième}}$ coïncidence, $D = n \times \frac{\lambda}{2}$.

3. Dans l'expérience on a reculé la cible d'une distance comprise entre $50 \times \frac{\lambda}{2}$ et $51 \times \frac{\lambda}{2}$. Les deux signaux sont en opposition de phase, ce qui veut dire qu'après la 50^e coïncidence on a reculé la cible d'une distance ΔD telle que $\frac{2\Delta D}{c} = \frac{T}{2}$ soit $\Delta D = \frac{\lambda}{4}$. La distance de la cible est donc : $D = 50 \frac{\lambda}{2} + \frac{\lambda}{4} = 21,5$ cm.

4. Le signal reçu par le récepteur en provenant de la cible est faible en raison de l'éloignement de celle-ci. Pour l'observer sur l'oscilloscope il faut augmenter la sensibilité, ce qui a pour conséquence d'amplifier le bruit électronique. C'est pourquoi ce signal a une allure irrégulière que l'on qualifie de « bruitée ».

5. Les deux signaux étant en opposition de phase on observerait en mode XY un segment de droite de pente négative (de contour assez flou à cause du bruit).

2.11 Effet Doppler

1. En notant A l'amplitude du signal et φ sa phase initiale à l'origine :

$$s(x, t) = A \cos \left(2\pi f \left(t - \frac{x}{c} \right) + \varphi \right).$$

2. $x = x' + vt$ donc

$$s(x', t) = A \cos \left(2\pi f \left(t - \frac{x' + vt}{c} \right) + \varphi \right) = A \cos \left(2\pi f \left(1 - \frac{v}{c} \right) t - 2\pi f \frac{x'}{c} + \varphi \right).$$

CHAPITRE 2 – PROPAGATION D'UN SIGNAL

Du point de vue de l'observateur en mouvement l'onde a une fréquence

$$f' = f \left(1 - \frac{v}{c} \right).$$

La fréquence perçue par l'observateur est modifiée par son mouvement. C'est l'effet Doppler. D'après la formule, si $v > 0$ et $f' < f$: si l'observateur se déplace dans le sens de propagation de l'onde il perçoit une fréquence plus petite. Inversement, si $v < 0$, $f' > f$: si l'observateur se déplace en sens inverse de la propagation il perçoit une fréquence plus grande.

Remarque

L'expression de l'onde montre aussi que la longueur d'onde mesurée par l'observateur est $\lambda' = \frac{c}{f'} = \lambda$. On peut en déduire la vitesse de propagation de l'onde du point de vue de l'observateur : $c' = \lambda' f' = c - v$. Cette formule correspond à la cinématique classique.

3. Quand le camion des pompiers est derrière, il se rapproche. Le sens de la propagation est opposé au sens du déplacement de l'observateur par rapport au camion donc il perçoit une fréquence plus aiguë. Quand le camion est passé devant c'est le contraire.

2.12 Position et date d'un séisme

1. Si t_0 est la date à laquelle le séisme commence, on commence à détecter des ondes P à l'instant $t_P = t_0 + \frac{\Delta}{c_P}$ et des ondes S à l'instant $t_S = t_0 + \frac{\Delta}{c_S}$.

Ces deux relations constituent un système de 2 équations pour les 2 inconnues t_0 et Δ . La solution est :

$$\Delta = \frac{c_P c_S}{c_P - c_S} (t_S - t_P) \quad \text{et} \quad t_0 = \frac{c_P t_P - c_S t_S}{c_P - c_S}.$$

2. La connaissance de Δ_1 permet de savoir que le séisme s'est produit en un point situé sur la sphère $\mathcal{S}_1$, centrée sur la position de la première station et de rayon Δ_1 . Connaissant de plus Δ_2 on sait qu'il s'est produit en un point de l'intersection de $\mathcal{S}_1$ avec la sphère $\mathcal{S}_2$ centrée sur la position de la deuxième station et de rayon Δ_2 . L'intersection de ces deux sphères (nécessairement non vide) est un cercle $\mathcal{C}_{12}$. Connaissant de plus Δ_3 on sait que le séisme est localisé sur l'intersection de $\mathcal{C}_{12}$ avec la sphère $\mathcal{S}_3$ de rayon Δ_3 centrée sur la position de la troisième station. Cette intersection (nécessairement non vide) contient en général deux points dont un seul se trouve à l'intérieur de la Terre. On peut ainsi localiser le séisme.

Le système GPS (initiales de *Global Positioning System*), ainsi que le futur réseau européen Galileo, fonctionnent sur ce principe.

Superpositions de deux signaux sinusoïdaux

3

Dans ce chapitre on va envisager différentes situations où deux signaux sinusoïdaux se superposent. Il s'agira de deux signaux sinusoïdaux de même fréquence, donnant le phénomène d'**interférences**. Puis on considérera deux signaux de fréquences voisines donnant le phénomène de **battements**. Enfin on étudiera un nouveau type d'onde, obtenu par superposition de deux ondes progressant en sens inverses, l'**onde stationnaire**.

1 Interférences entre deux ondes de même fréquence

1.1 Somme de deux signaux sinusoïdaux de même fréquence

Dans ce paragraphe on va s'intéresser au signal obtenu en faisant la somme de deux signaux sinusoïdaux de même fréquence f , donc de même pulsation $\omega = 2\pi f$.

a) Expérimentation mathématique

On peut visualiser, à l'aide d'une calculatrice graphique, le signal $s(t)$, somme des signaux $s_1(t) = 4\cos(2\pi t)$ et $s_2(t) = 3\cos(2\pi t + \varphi)$ de même fréquence $f = 1$ Hz, pour différentes valeurs de φ . On observe que $s(t)$ est un signal sinusoïdal de fréquence 1 Hz, dont l'amplitude et la phase initiale dépendent de φ .

En particulier, on peut voir sur la figure 3.1 que :

- pour $\varphi = 0$ l'amplitude est $4 + 3 = 7$;
- pour $\varphi = \pi/2$ l'amplitude est proche de 5 ;
- pour $\varphi = \pi$ l'amplitude est $4 - 3 = 1$;
- pour $\varphi = 3\pi/2$ l'amplitude est proche de 5.

De plus, si l'on change le deuxième signal en $s_2(t) = 4\cos(2\pi t + \varphi)$, signal de même amplitude que $s_1(t)$, on obtient, pour $\varphi = \pi$, un signal résultant $s(t)$ nul.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

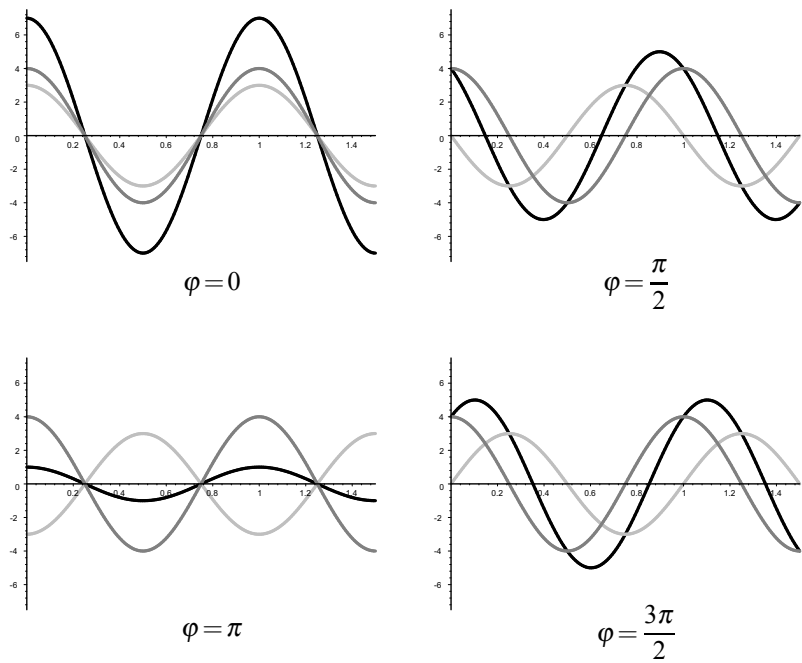


Figure 3.1 – Signaux $s_1(t)$ (en gris foncé), $s_2(t)$ (en gris clair) et $s_1(t) + s_2(t)$ (en noir) pour différentes valeurs de φ .

b) Calcul de l'amplitude du signal résultant

Soit les deux signaux : $s_1(t) = A_1 \cos(\omega t + \varphi_1)$ et $s_2(t) = A_2 \cos(\omega t + \varphi_2)$. Quelle est l'amplitude du signal $s(t) = s_1(t) + s_2(t)$?

Méthode analytique On peut écrire le signal résultant sous la forme :

$$\begin{aligned} s(t) &= s_1(t) + s_2(t) = A_1 \cos(\omega t + \varphi_1) + A_2 \cos(\omega t + \varphi_2) \\ &= (A_1 \cos \varphi_1 \cos(\omega t) - A_1 \sin \varphi_1 \sin(\omega t)) + (A_2 \cos \varphi_2 \cos(\omega t) - A_2 \sin \varphi_2 \sin(\omega t)) \\ &= (A_1 \cos \varphi_1 + A_2 \cos \varphi_2) \cos(\omega t) - (A_1 \sin \varphi_1 + A_2 \sin \varphi_2) \sin(\omega t), \end{aligned}$$

en utilisant la formule de trigonométrie $\cos(\alpha + \beta) = \cos \alpha \cos \beta - \sin \alpha \sin \beta$. Il apparaît ainsi clairement qu'il s'agit d'un signal sinusoïdal de même pulsation (donc fréquence) que les deux signaux s_1 et s_2 . Son amplitude A est donnée par la formule (1.8) du chapitre 1 :

$$\begin{aligned} A^2 &= (A_1 \cos \varphi_1 + A_2 \cos \varphi_2)^2 + (A_1 \sin \varphi_1 + A_2 \sin \varphi_2)^2 \\ &= A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2 (\cos \varphi_1 \cos \varphi_2 + \sin \varphi_1 \sin \varphi_2) \\ &= A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2 \cos(\varphi_1 - \varphi_2), \end{aligned}$$

où on a utilisé la formule $\cos^2 \alpha + \sin^2 \alpha = 1$, ainsi que la même formule de trigonométrie que plus haut.

Le signal résultant de la superposition de deux signaux sinusoïdaux de même fréquence, d'amplitudes A_1 et A_2 et de phases initiales φ_1 et φ_2 est un signal sinusoïdal de même fréquence et d'amplitude donnée par la **formule des interférences** :

$$A = \sqrt{A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2 \cos(\varphi_2 - \varphi_1)}. \quad (3.1)$$

Cette amplitude n'est pas égale à la somme des amplitudes des deux signaux.

Méthode géométrique La formule (3.1) peut s'établir de manière élégante en utilisant la représentation des signaux sinusoïdaux par des vecteurs de Fresnel.

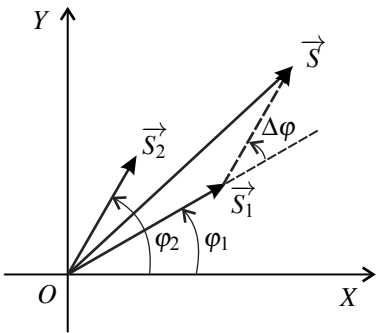


Figure 3.2 – Addition des vecteurs de Fresnel correspondant à deux signaux sinusoïdaux de même fréquence. Les vecteurs sont représentés à l'instant $t = 0$.

La figure 3.2 représente les vecteurs $\vec{S}_1$ et $\vec{S}_2$ correspondant respectivement aux signaux $s_1(t)$ et $s_2(t)$ (sur cette figure tous les vecteurs de Fresnel sont représentés à l'instant $t = 0$). On se rappelle que les normes de ces vecteurs sont égales aux amplitudes des signaux : $\|\vec{S}_1\| = A_1$ et $\|\vec{S}_2\| = A_2$.

On a représenté aussi le vecteur de Fresnel du signal somme $s(t)$: $\vec{S} = \vec{S}_1 + \vec{S}_2$.



Pour dessiner $\vec{S} = \vec{S}_1 + \vec{S}_2$, il suffit de reproduire à partir de l'extrémité de $\vec{S}_1$ la flèche représentant $\vec{S}_2$ (même longueur et même direction).

L'amplitude A de $s(t)$ est donnée par :

$$\begin{aligned} A^2 &= \|\vec{S}\|^2 = \vec{S}^2 = (\vec{S}_1 + \vec{S}_2)^2 = \vec{S}_1^2 + \vec{S}_2^2 + 2\vec{S}_1 \cdot \vec{S}_2 \\ &= \|\vec{S}_1\|^2 + \|\vec{S}_2\|^2 + 2\|\vec{S}_1\|\|\vec{S}_2\|\cos(\widehat{\vec{S}_1, \vec{S}_2}) \\ &= A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2 \cos \Delta\varphi, \end{aligned}$$

où $\Delta\varphi = \varphi_2 - \varphi_1$ est l'angle entre les vecteurs $\vec{S}_1$ et $\vec{S}_2$. On retrouve bien la formule (3.1).

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX



Le calcul ci-dessus utilise différentes propriétés mathématiques du produit scalaire : bilinéarité, expression en fonction des normes et du cosinus de l'angle des vecteurs, égalité du carré scalaire et du carré de la norme. On trouvera plus de détails sur ces propriétés dans l'annexe mathématique.

c) Maximum et minimum d'amplitude

Les amplitudes A_1 et A_2 étant fixées, l'amplitude A est maximale lorsque $\cos \Delta\varphi = 1$ soit lorsque $\Delta\varphi = m \times 2\pi$ où m est un entier relatif.

L'amplitude du signal somme de deux signaux sinusoïdaux de même pulsation est **maximale** lorsque les signaux sont **en phase**.

La valeur maximale de A est :

$$A_{\max} = \sqrt{A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2} = \sqrt{(A_1 + A_2)^2} \quad \text{soit} \quad A_{\max} = A_1 + A_2.$$

Ce résultat se voit bien sur la figure 3.1 lorsque les deux sinusoïdes sont en phase, ainsi que sur la figure 3.2 puisque dans ce cas les deux vecteurs de Fresnel sont colinéaires et de même sens.

A est minimale lorsque $\cos \Delta\varphi = -1$ soit lorsque $\Delta\varphi = \pi + m \times 2\pi$ où m est un entier relatif.

L'amplitude du signal somme de deux signaux sinusoïdaux de même pulsation est **minimale** lorsque les signaux sont **en opposition de phase**.

La valeur minimale de A est :

$$A_{\min} = \sqrt{A_1^2 + A_2^2 - 2A_1A_2} = \sqrt{(A_1 - A_2)^2} \quad \text{soit} \quad A_{\min} = |A_1 - A_2|.$$

Ce résultat se voit bien sur la figure 3.1 lorsque les deux sinusoïdes sont en opposition de phase, ainsi que sur la figure 3.2 puisque dans ce cas les deux vecteurs de Fresnel sont colinéaires et de sens opposés.

d) Cas de deux ondes de même amplitude

Dans le cas où les deux ondes ont des amplitudes égales, la formule (3.1) devient :

$$A = \sqrt{A_1^2 + A_1^2 + 2A_1^2 \cos \Delta\varphi} = A_1 \sqrt{2 + 2 \cos \Delta\varphi} = 2A_1 \left| \cos \frac{\Delta\varphi}{2} \right|,$$

en utilisant la formule : $1 + \cos \alpha = 2 \cos^2 \frac{\alpha}{2}$ (voir appendice mathématique).

Les valeurs maximale et minimale de A sont dans ce cas :

$$A_{\max} = 2A_1 \quad \text{et} \quad A_{\min} = 0.$$

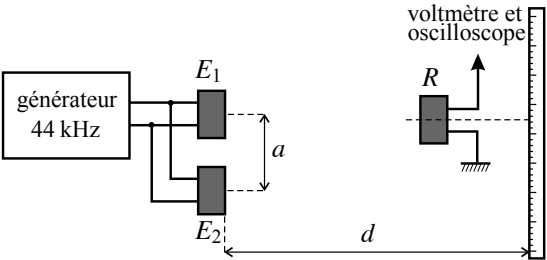
Ainsi la superposition de deux ondes en opposition de phase peut donner un signal nul. Ceci est utilisé pour les isolations phoniques actives de certains casques. Un dispositif capte le bruit ambiant et envoie dans l'oreille un signal exactement en opposition de phase qui annule ce bruit.

1.2 Phénomène d'interférences

Lorsque deux ondes de même nature et de même fréquence parviennent en un point elles se superposent : leurs signaux s'additionnent. Cependant leurs amplitudes ne s'additionnent pas. En effet, le calcul du paragraphe précédent a montré que l'amplitude du signal résultant dépend du déphasage $\Delta\varphi = \varphi_2 - \varphi_1$ entre les deux signaux. Or ce déphasage varie d'un point à un autre. L'onde résultante a alors une amplitude modulée dans l'espace. C'est le **phénomène d'interférences** que l'on va étudier dans ce paragraphe.

a) Observation expérimentale.

Expérience



The diagram illustrates the experimental setup for observing ultrasonic interference. On the left, a rectangular box labeled 'générateur 44 kHz' is connected to two vertical rectangular emitters, E_1 and E_2 , which are positioned vertically apart by a distance a . To the right of the emitters, a receiver labeled R is positioned at a horizontal distance d from the vertical line passing through the midpoint of E_1 and E_2 . The receiver R is connected to a vertical scale labeled 'voltmètre et oscilloscope'.

Figure 3.3 – Expérience pour l'observation des interférences d'ondes ultrasonores.

On branche deux émetteurs d'ultrasons E_1 et E_2 sur *le même* générateur de signaux de fréquence $f = 44 \text{ Hz}$. Les deux émetteurs sont à distance de $a = 9 \text{ cm}$ l'un de l'autre. On place un récepteur d'ultrasons R face à E_1 et E_2 à une distance $d = 50 \text{ cm}$ d'eux. Le signal délivré par R est envoyé sur un oscilloscope et un voltmètre numérique. Lorsqu'on déplace R parallèlement à la droite reliant les deux émetteurs, l'amplitude du signal sinusoïdal observé sur l'oscilloscope varie, de même que l'indication du multimètre qui est égale à sa valeur efficace V_{eff} (c'est-à-dire son amplitude divisée par $\sqrt{2}$, voir le chapitre sur le régime harmonique).

Sur la figure 3.4 on voit la courbe donnant V_{eff} en fonction de la position x du récepteur mesurée le long d'une règle.

On observe une variation alternée de l'amplitude du signal qui est caractéristique du phénomène d'interférences.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

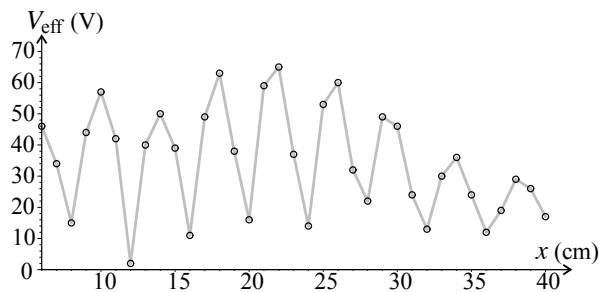


Figure 3.4 – Valeur efficace en fonction de la position du récepteur R.

b) Interprétation de l'expérience

Les signaux émis par E_1 et E_2 sont identiques puisqu'ils sont reliés au même générateur et peuvent s'écrire :

$$s_1(0,t) = s_2(0,t) = A_0 \cos\left(2\pi \frac{t}{T}\right),$$

en choisissant l'origine des temps pour que la phase initiale de ces signaux soit nulle.

On note d_1 la distance entre E_1 et R et d_2 la distance entre E_2 et R . Si l'émetteur E_1 était seul, R recevrait le signal :

$$s_1(d_1,t) = A_1 \cos\left(2\pi \left(\frac{t}{T} - \frac{d_1}{\lambda}\right)\right)$$

où A_1 est une amplitude inférieure à A_0 (on peut vérifier expérimentalement que cette amplitude est inversement proportionnelle à d_1). La phase initiale de ce signal est : $\varphi_1 = -\frac{2\pi d_1}{\lambda}$.

De même si E_2 était seul, R recevrait :

$$s_2(d_2,t) = A_2 \cos\left(2\pi \left(\frac{t}{T} - \frac{d_2}{\lambda}\right)\right).$$

La phase initiale de ce signal est : $\varphi_2 = -\frac{2\pi d_2}{\lambda}$.

Ainsi R reçoit les deux signaux qui sont déphasés de :

$$\Delta\varphi = \varphi_2 - \varphi_1 = 2\pi \frac{d_1 - d_2}{\lambda}.$$

Ce déphasage dépend de $d_1 - d_2$, donc de la position du récepteur par rapport aux deux émetteurs. L'amplitude détectée qui est déterminée par $\Delta\varphi$ selon la formule des interférences (3.1) en dépend donc aussi.

c) Interférences constructrice et destructrice

L'amplitude détectée est maximale lorsque les signaux des ondes des deux émetteurs sont en phase. On dit alors qu'il y a **interférence constructrice**. C'est le cas si :

$$\Delta\varphi = 2m\pi \quad \text{soit} \quad d_1 - d_2 = m\lambda$$

où m est un entier relatif.

L'amplitude du signal détecté est minimale lorsque les signaux des ondes des deux émetteurs sont en opposition de phase. On dit alors qu'il y a **interférence destructive**. C'est le cas si :

$$\Delta\varphi = (2m + 1)\pi \quad \text{soit} \quad d_1 - d_2 = \left(m + \frac{1}{2}\right)\lambda$$

où m est un entier relatif.

d) Échelle angulaire du phénomène d'interférences

La figure 3.5 présente une simulation numérique des interférences entre deux sources ponctuelles. On constate que l'amplitude de l'onde résultante à grande distance dépend essentiellement de la position angulaire.

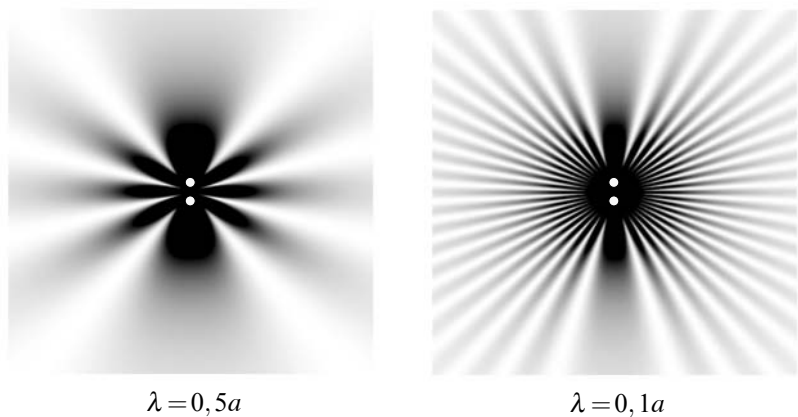


Figure 3.5 – Simulation d'interférences entre les ondes issues de deux sources ponctuelles (points blancs) en phase et distantes de a , pour deux valeurs différentes de la longueur d'onde. Le gris est d'autant plus foncé que l'amplitude de l'onde résultante est grande.

Quelle est l'échelle angulaire du phénomène d'interférences ? Pour la trouver on peut faire un calcul en s'appuyant sur la figure 3.6. Sur cette figure, O est le milieu du segment E_1E_2 et (Ox) un axe orthogonal à E_1E_2 . On repère la position R du récepteur par $d = OR$ et l'angle θ entre (Ox) et le vecteur $\overrightarrow{OR}$.

Soit H le projeté orthogonal de R sur la droite E_1E_2 . On retrouve l'angle θ dans le triangle rectangle ORH par la propriété des angles alterne-interne, ce qui permet de trouver que :

$$OH = OR \sin \theta = d \sin \theta.$$

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

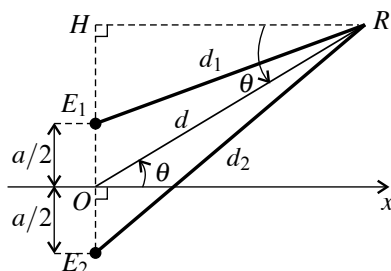


Figure 3.6 – Calcul de $d_2 - d_1$ en fonction de la position angulaire.

On peut écrire ensuite, grâce au théorème de Pythagore :

$$\begin{aligned} d_2^2 - d_1^2 &= E_2 R^2 - E_1 R^2 = (E_2 H^2 + H R^2) - (E_1 H^2 + H R^2) \\ &= E_2 H^2 - E_1 H^2 = \left(d \sin \theta + \frac{a}{2}\right)^2 - \left(d \sin \theta - \frac{a}{2}\right)^2 = 2ad \sin \theta. \end{aligned}$$

D'autre part : $d_2^2 - d_1^2 = (d_2 + d_1)(d_2 - d_1)$. Et si la distance entre le récepteur et les émetteurs est très grande devant la distance entre les émetteurs, soit si $d \gg a$, on peut écrire : $d_1 + d_2 \simeq 2d$. Pour s'en convaincre on peut remarquer que l'égalité est rigoureuse si $\theta = \frac{\pi}{2}$

et que, pour $\theta = 0$, $d_1 + d_2 = 2\sqrt{d^2 + \frac{a^2}{4}} = 2d\sqrt{1 + \frac{a^2}{d^2}} \simeq 2d$ au premier ordre en $\frac{a}{d} \ll 1$. On a ainsi :

$$d_2^2 - d_1^2 \simeq 2d(d_2 - d_1)$$

En comparant les deux expressions de $d_2^2 - d_1^2$ on trouve :

$$d_2 - d_1 \simeq a \sin \theta.$$

On a interférence constructive si :

$$d_2 - d_1 = n\lambda \quad \text{soit si} \quad \sin \theta = n \frac{\lambda}{a},$$

avec n entier. Ainsi, l'échelle angulaire du phénomène d'interférence, à grande distance de deux émetteurs séparés d'une distance a est l'angle θ_i tel que :

$$\sin \theta_i = \frac{\lambda}{a}. \quad (3.2)$$

On remarquera que θ_i diminue si la longueur d'onde diminue, ce qui est bien visible sur la figure 3.5.

e) Échelle de longueur du phénomène d'interférences

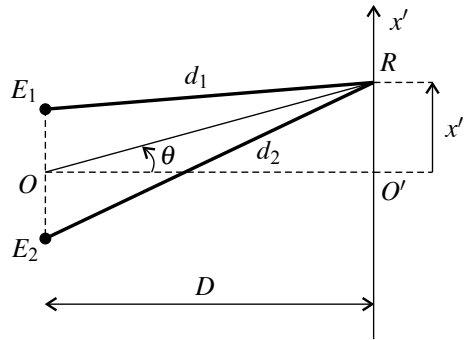


Figure 3.7 – Géométrie de l'expérience du paragraphe a)

Dans l'expérience du paragraphe a), on déplace le récepteur le long d'un axe ($O'x'$) parallèle à la droite E_1E_2 . Sur la courbe tracée il apparaît une distance caractéristique de variation de l'ordre de 5 cm. Peut-on retrouver théoriquement cette distance ?

Sur la figure, 3.7 on remarque que $\tan \theta = \frac{x'}{D}$. On peut donc écrire, pour x petit devant d , donc θ petit :

$$\theta \simeq \frac{x'}{D}.$$

Ainsi, la distance caractéristique du phénomène d'interférence sur l'axe ($O'x'$) est :

$$\ell_i = d\theta_i = \frac{\lambda D}{a}. \tag{3.3}$$

On notera que ℓ_i diminue avec l'écartement a des sources et augmente avec la longueur d'onde et lorsqu'on s'éloigne des sources.

Dans l'expérience précédente on avait $\lambda \sim 1$ cm, $a = 9$ cm et $D = 50$ cm ; la formule donne donc $\ell \sim 5$ cm ce qui est bien l'ordre de grandeur de la distance entre deux maxima successifs.



La valeur de ℓ_i ou θ_i suivant le cas est importante lorsqu'on souhaite observer les interférences. Il faut choisir les paramètres de l'expérience de façon que l'on puisse observer plusieurs maxima et minima d'amplitude en déplaçant le récepteur. Pour une longueur d'onde λ donnée, il faut bien choisir l'écartement a entre les deux émetteurs.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

2 Ondes stationnaires et modes propres

2.1 Superposition de deux ondes progressives de même amplitude

Dans les deux paragraphes précédents on a considéré différents cas de superposition de signaux sinusoïdaux sans référence à leur dépendance spatiale (signaux pris en un point donné). Dans ce paragraphe, on va étudier la superposition, dans tout l'espace, de deux ondes de même fréquence et même amplitude, se propageant en sens inverse. Ces deux ondes progressives s'écrivent :

$$s_1(x,t) = A \cos(\omega t - kx + \varphi_1) \quad \text{et} \quad s_2(x,t) = A \cos(\omega t + kx + \varphi_2),$$

avec $k = \frac{\omega}{c}$. Elles se propagent le long de l'axe (Ox) en sens opposés.

En utilisant la formule de trigonométrie $\cos p + \cos q = 2 \cos \frac{p+q}{2} \cos \frac{p-q}{2}$ (voir appendice mathématique) qui transforme une somme de cosinus en un produit, on peut écrire l'onde qui résulte de la superposition de ces deux ondes, $s(x,t) = s_1(x,t) + s_2(x,t)$, sous la forme :

$$\begin{aligned} s(x,t) &= A \cos(\omega t - kx + \varphi_1) + A \cos(\omega t + kx + \varphi_2) \\ &= 2A \cos \left(kx + \frac{1}{2}(\varphi_2 - \varphi_1) \right) \times \cos \left(\omega t + \frac{1}{2}(\varphi_1 + \varphi_2) \right). \end{aligned}$$

Cette expression mathématique montre que l'onde $s(x,t)$ est de nature totalement différente des ondes $s_1(x,t)$ et $s_2(x,t)$. En effet, on n'a plus la combinaison linéaire $\omega t - kx$ ou $\omega t + kx$ qui traduit la propagation d'une onde, mais au contraire une *séparation* de la variable spatiale x et de la variable temporelle t . Une telle onde ne se propage pas, mais vibre sur place et elle est appelée **onde stationnaire**.

2.2 Onde stationnaire

a) Définition

Une **onde stationnaire** harmonique est une onde de la forme :

$$s(x,t) = 2A \cos(\omega t + \varphi) \cos(kx + \psi), \tag{3.4}$$

avec $k = \frac{\omega}{c}$, où c est la célérité des ondes progressives de même nature physique. Elle est égale à la superposition de deux ondes progressives sinusoïdales de pulsation ω se propageant en sens inverse le long de l'axe (Ox), ayant la même amplitude A .

La figure 3.8 représente $s(x,t)$ en fonction de x à différents instants. Il est intéressant de la comparer avec la figure 2.13 du chapitre précédent. On constate que cette onde ne se propage pas d'où le qualificatif de stationnaire.

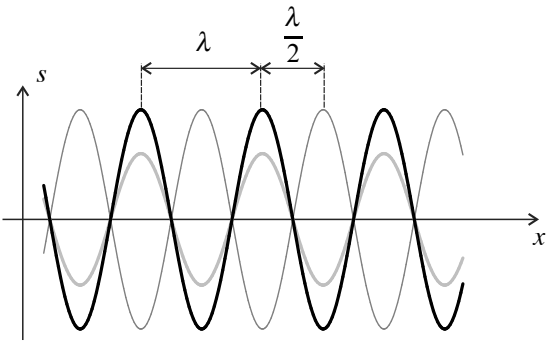


Figure 3.8 – Onde stationnaire à trois instants différents : t_1 (en noir), t_2 (en gris clair) et $t_3 = t_1 + \frac{T}{2}$ (en gris foncé, trait fin).

b) Nœuds et ventres de vibration

L’amplitude de l’onde (3.4) dépend de la position x (alors que ce n’est pas le cas pour une onde progressive) et elle est donnée par :

$$\mathcal{A}(x) = |2A \cos(kx + \psi)|.$$

On constate sur la figure 3.8 qu’il existe des points pour lesquels l’onde stationnaire est nulle à chaque instant. Ces points sont appelés les **nœuds de vibration**. Ce sont les points pour lesquels $\mathcal{A}(x) = 0$; leurs abscisses x vérifient :

$$\begin{aligned} \cos(kx + \psi) = 0 &\iff kx + \psi = \frac{\pi}{2} + n\pi, \text{ avec } n \text{ entier} \\ &\iff x = -\frac{\psi}{k} + \frac{\pi}{2k} + n\frac{\pi}{k}, \text{ avec } n \text{ entier} \\ &\iff x = -\frac{\psi}{k} + \frac{\lambda}{4} + n\frac{\lambda}{2}, \text{ avec } n \text{ entier}, \end{aligned}$$

puisque $\lambda = \frac{2\pi}{k}$. Les nœuds de vibrations sont donc régulièrement espacés et la distance entre deux nœuds consécutifs est $\frac{\lambda}{2}$.

Il existe aussi des points en lesquels l’amplitude $\mathcal{A}(x)$ de l’onde stationnaire est maximale. Ces points sont appelés les **ventres de vibration**. Ce sont les points pour lesquels $\mathcal{A}(x) = 2A$; leurs abscisses x vérifient :

$$\begin{aligned} \cos(kx + \psi) = \pm 1 &\iff kx + \psi = n\pi, \text{ avec } n \text{ entier} \\ &\iff x = -\frac{\psi}{k} + n\frac{\pi}{k}, \text{ avec } n \text{ entier} \\ &\iff x = -\frac{\psi}{k} + n\frac{\lambda}{2}, \text{ avec } n \text{ entier.} \end{aligned}$$

Les ventres de vibration sont donc régulièrement espacés et la distance entre deux ventres

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

consécutifs est $\frac{\lambda}{2}$. De plus, le milieu de deux nœuds de vibrations consécutifs est un ventre de vibration et vice-versa. Tout ceci est visible sur la figure 3.8.

Les **nœuds de vibration** sont les points où la vibration s’annule quelle que soit la date t .
Les **ventres de vibration**, sont les points où l’amplitude de la vibration est maximale. Les nœuds et les ventres sont disposés de manière alternée. La distance entre un nœud et un ventre consécutifs est $\frac{\lambda}{4}$. La distance entre deux nœuds ou deux ventres consécutifs est $\frac{\lambda}{2}$.
L’existence de nœuds et de ventres de vibration est une **propriété caractéristique** des ondes stationnaires.

c) Phase initiale de l’onde stationnaire

L’onde stationnaire (3.4) peut s’écrire :

- si $\cos(kx + \psi) > 0$, $s(x, t) = \mathcal{A}(x) \cos(\omega t + \varphi)$;
- si $\cos(kx + \psi) < 0$, $s(x, t) = -\mathcal{A}(x) \cos(\omega t + \varphi) = \mathcal{A}(x) \cos(\omega t + \varphi + \pi)$.

Ainsi, la phase initiale de l’onde stationnaire ne prend que deux valeurs, φ et $\varphi + \pi$. Les vibrations en deux points sont soit en phase, soit en opposition de phase.

Entre deux nœuds, l’ensemble des points vibrent en phase. Lorsqu’on passe un nœud, la phase change de π . On peut observer tout ceci sur la figure 3.8.

2.3 Expérience de la corde de Melde

Le dispositif de la **corde de Melde** est un dispositif classique permettant d’observer des ondes stationnaires le long d’une corde. L’onde est ici observable à l’œil nu, puisqu’il s’agit d’un déplacement latéral de la corde de l’ordre de quelques centimètres. Toutefois, le phénomène étant oscillatoire et très rapide on utilise la technique de la stroboscopie pour le ralentir en apparence et pouvoir le regarder en direct.

a) Dispositif expérimental

On tend une corde horizontale d’environ 2 mètres de longueur entre la lame d’un vibreur et une poulie (figure 3.9). La tension de la corde est déterminée par la masse m que l’on accroche à l’extrémité pendante : si la poulie est sans frottement et que la masse est immobile elle est égale en norme à mg . En déplaçant la poulie on peut faire varier la longueur utile L de la corde entre, en gros, 1,5 m et 2 m.

Le vibreur est alimenté par un générateur de basses fréquences (GBF) et il impose à l’extrémité de la corde un mouvement sinusoïdal d’amplitude de l’ordre de quelques millimètres et dont la fréquence f se règle sur le GBF.

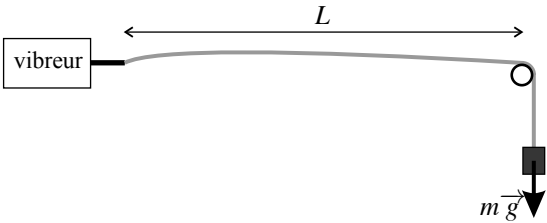


Figure 3.9 – Corde de Melde.

b) Phénomène de résonance

Observation expérimentale Lorsqu'on augmente progressivement f , on constate que la corde prend, pour certaines fréquences particulières, un mouvement d'amplitude très supérieure à l'amplitude du vibreur, pouvant valoir une dizaine de centimètres. On dit que la corde entre en **résonance** pour ces fréquences particulières.

L'aspect de la corde aux différentes résonances est donné sur la figure 3.10 :

- Pour la plus petite fréquence de résonance f_1 , la corde présente l'aspect d'un fuseau. Ce fuseau est la superposition, due à la persistance rétinienne, des différentes formes de la corde au cours du temps. L'amplitude de vibration est maximale au milieu de la corde et quasiment nulle aux deux extrémités (au niveau du vibreur l'amplitude n'est pas nulle, mais beaucoup plus petite que l'amplitude maximale). On observe ainsi un ventre de vibration au centre de la corde et des nœuds à ses extrémités *ce qui prouve que l'onde sur la corde est stationnaire*.
- La deuxième fréquence de résonance est $f_2 \simeq 2f_1$. La corde forme alors deux fuseaux de longueur $\frac{L}{2}$. On a deux ventres de vibrations et trois nœuds de vibration (un au milieu de la corde et deux aux extrémités).
- Les fréquences de résonance suivantes sont $f_3 \simeq 3f_1$, $f_4 \simeq 4f_1$ etc. L'onde forme de plus en plus de fuseaux : pour la fréquence f_n on a n fuseaux de longueur $\frac{L}{n}$, donc n ventres de vibrations et $n + 1$ nœuds (dont les deux extrémités).

Fréquences de résonance On peut exprimer les fréquences f_n de résonance de la corde. On sait que la distance entre deux nœuds de vibration consécutifs d'une onde stationnaire est égale à $\frac{\lambda}{2}$ où λ est la longueur d'onde. C'est la longueur d'un fuseau.

Lorsque la corde forme n fuseaux on a :

$$L = n \frac{\lambda}{2} \quad \text{soit} \quad \lambda = \lambda_n = \frac{2L}{n}. \tag{3.5}$$

On en déduit la fréquence f_n de l'onde :

$$f_n = \frac{c}{\lambda_n} = \frac{nc}{2L}.$$

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

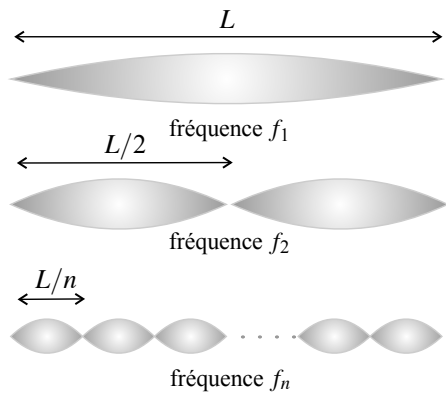


Figure 3.10 – Aspect de la corde pour les différentes fréquences de résonance.

On a ainsi trouvé l’expression théorique des fréquences de résonance de la corde :

$f_n = n f_1$

où

$f_1 = \frac{c}{2L}$

(3.6)



Ces expressions sont à connaître, mais le plus simple est de retenir l’aspect de la figure 3.10 et le raisonnement qui permet de les obtenir.

Vérification expérimentale On connaît l’expression de la célérité des ondes transversales sur la corde :

$$c = \sqrt{\frac{T}{\mu}},$$

où T est la tension de la corde et μ sa masse linéique (remarquer qu’il est intuitif que c augmente avec T et diminue lorsque μ soit l’inertie de la corde augmente). Dans l’expérience de Melde T est égale à mg où m est la masse qui est suspendue à l’extrémité de la corde. La masse linéique de la corde est facile à mesurer : il suffit de déterminer sa masse m' par pesée et de mesurer sa longueur totale L' (supérieure à la longueur utile L), alors : $\mu = \frac{m'}{L'}$. On peut alors calculer $f_1 = \frac{1}{2L} \sqrt{\frac{m}{m'}} g L'$ et comparer cette valeur théorique à la valeur mesurée.

c) Observation stroboscopique

L’observation stroboscopique permet de confirmer le caractère stationnaire de l’onde.

Un **stroboscope** est un dispositif fournissant un éclairage intermittent, composé de brefs éclairs régulièrement espacés d’une durée T_{strobo} qui est la période du stroboscope.

Lorsque la corde est éclairé par le stroboscope, on la voit à des instants $t_i = t_0 + i T_{\text{strobo}}$ où i est un entier . Si T_{strobo} est égale à la période de vibration de la corde, un point est toujours vu

dans la même position, donc la corde paraît fixe. Si T_{strobo} est légèrement plus grande, chaque point a « un peu » bougé entre deux éclairs ce qui fait qu'on voit un mouvement ralenti. Ceci est illustré sur la figure 3.11.

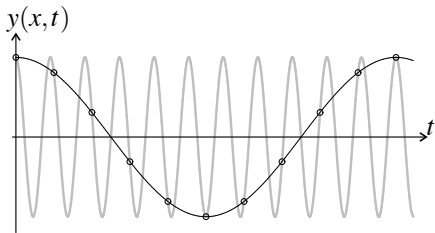


Figure 3.11 – Observation stroboscopique d'un mouvement sinusoïdal avec T_{strobo} légèrement supérieure à la période du mouvement : la courbe en gris représente le mouvement réel, les cercles donnent les instants t_i de visualisation, la courbe en noir représente le mouvement apparent.

En réglant le stroboscope pour avoir un mouvement ralenti (il suffit de le régler sur une fréquence d'éclairage légèrement différente de la fréquence sur laquelle le GBF est réglé) on observe que :

- les extrémités des fuseaux sont des points immobiles ;
- à l'intérieur d'un fuseau, les points de la corde vibrent tous en phase ;
- deux points situés dans deux fuseaux voisins vibrent en opposition de phase.

Ces observations correspondent bien à une onde stationnaire.

d) Interprétation physique

Pourquoi a-t-on une onde stationnaire sur la corde ? Pourquoi son amplitude est-elle très supérieure à l'amplitude de vibration du vibreur ?

Le vibreur envoie dans la corde une onde progressive qui se propage en direction de la poulie. Cette onde se réfléchit sur l'extrémité de la corde en contact avec la poulie, ce qui donne naissance à une deuxième onde se propageant en sens inverse. Cette deuxième onde se réfléchit sur l'autre extrémité de la corde liée au vibreur, donnant naissance à une troisième onde se propageant dans le même sens que la première, qui se réfléchit sur la poulie, donnant une quatrième onde et ainsi de suite...

L'onde stationnaire le long de la corde résulte de la superposition de ces ondes progressives se propageant dans les deux sens. Son amplitude peut être très supérieure à l'amplitude du vibreur puisqu'il y a *superposition d'un grand nombre d'ondes réfléchies successives*.

Pourquoi l'amplitude de vibration de la corde est-elle maximale pour les fréquences f_n ?

Ceci résulte de la condition d'interférence constructive. En effet, il y a entre deux ondes successives se propageant dans le même sens (la première et la troisième onde ci-dessus, ou la deuxième et la quatrième, par exemple) un décalage dans le temps correspondant à la durée d'un aller-retour le long de la corde soit $\tau = \frac{2L}{c}$. Ces ondes ont donc en tout point un

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

déphasage $\Delta\varphi$ donné par :

$$\Delta\varphi = \omega\tau = \frac{2\omega L}{c} = 2kL.$$

L'interférence entre ces deux ondes est constructive et l'amplitude résultant est maximale si $\Delta\varphi$ est un multiple entier de 2π , soit si :

$$2kL = 2\frac{2\pi}{\lambda}L = 2n\pi \iff \lambda = \frac{2L}{n}.$$

On retrouve ainsi la relation (3.5).

Il se propage le long de la corde un très grand nombre d'ondes provenant des réflexions aux deux extrémités.

Les fréquences de résonance sont celles pour lesquelles il y a *interférence constructive* entre les ondes se propageant dans le même sens.

La superposition entre les ondes se propageant dans les deux sens donne une onde stationnaire.

2.4 Modes propres

On s'intéresse maintenant aux vibrations d'une corde de longueur L finie, fixée entre deux points (il s'agit par exemple d'une corde de guitare). Ces vibrations sont des superpositions de vibrations sinusoïdales appelées **modes propres**.

a) Ondes stationnaires sur une corde de longueur L finie

Dans ce paragraphe on recherche les ondes stationnaires pouvant exister sur une corde de longueur L dont les extrémités sont fixes.

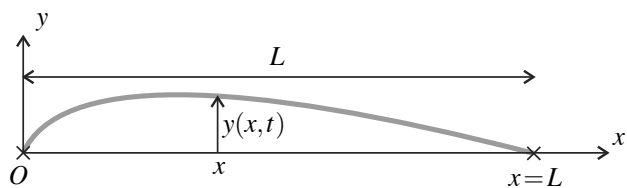


Figure 3.12 – Corde vibrante fixée à ses deux extrémités.

On prend un axe (Ox) le long de la corde, les deux extrémités fixes de la corde étant en $x = 0$ et $x = L$ (figure 3.12). On suppose que la corde reste comprise dans le plan (Oxy) et on appelle $y(x,t)$ le déplacement, supposé transversal, du point de la corde d'abscisse x . Les conditions physiques de fixation de la corde en ses extrémités se traduisent mathématiquement par les **conditions aux limites** :

$$y(0,t) = 0 \quad \text{et} \quad y(L,t) = 0.$$

On cherche une onde stationnaire $y(x, t)$ de la forme (3.4) :

$$y(x, t) = 2A \cos(kx + \psi) \cos(\omega t + \varphi),$$

avec $k = \frac{\omega}{c}$. Les conditions aux limites ci-dessus imposent que les deux extrémités de la corde soient des nœuds de vibration, soit :

$$\cos(\psi) = 0 \quad \text{et} \quad \cos(kL + \psi) = 0.$$

On ne réduit pas la généralité du calcul en supposant que ψ est compris entre $-\pi$ et $+\pi$. La première condition impose $\psi = \pm \frac{\pi}{2}$. Du fait que $\cos\left(kx - \frac{\pi}{2}\right) = -\cos\left(kx + \frac{\pi}{2}\right) = \sin(kx)$, le changement de $\psi = -\frac{\pi}{2}$ en $\psi = \frac{\pi}{2}$ revient à une inversion du signe de $\cos(kx + \psi)$ que l'on peut compenser en changeant φ en $\varphi + \pi$. Ainsi, sans perte de généralité, on prendra : $\psi = -\frac{\pi}{2}$ de sorte que : $\cos(kx + \psi) = \sin(kx)$.

La condition $\cos(kL + \psi) = \sin(kL) = 0$ devient alors $kL = n\pi$. Les valeurs possibles de k sont donc :

$$k_n = n \frac{\pi}{L}, \quad \text{où } n \text{ est un entier.}$$

On en déduit les valeurs possibles de la pulsation ω , en notant c la célérité des ondes se propageant le long de la corde :

$$\omega_n = ck_n = n \frac{\pi c}{L}, \quad \text{où } n \text{ est un entier.}$$

Les ondes stationnaires pouvant exister sur une corde de longueur L fixée en ses extrémités sont :

$$y(x, t) = A \sin\left(n \frac{\pi}{L} x\right) \cos\left(n \frac{\pi c}{L} t + \varphi\right) \quad (3.7)$$

où n est un entier, et A et φ des constantes quelconques.

Ce sont les **modes propres** de vibration de la corde. Les fréquences des modes propres, appelées **fréquences propres**, sont :

$$f_n = n \frac{c}{2L}.$$

Les longueurs d'ondes correspondantes,

$$\lambda_n = \frac{c}{f_n} = \frac{2L}{n},$$

sont les sous-multiples entiers de $2L$.

L'aspect de la corde pour les premiers modes propres est représenté sur la figure 3.13. Le mode propre d'ordre n a $n + 1$ nœuds de vibrations qui sont les deux extrémités de la corde et $n - 1$ autres nœuds.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

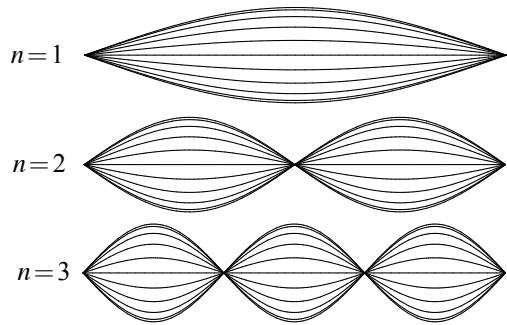


Figure 3.13 – Les trois premiers modes propres d'une corde fixée à ses deux extrémités.

Exemple

Les cordes d’une guitare sont en acier de masse volumique $\rho = 7,87 \cdot 10^3 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$. La corde la plus aiguë a un diamètre $\Phi = 3,00 \cdot 10^{-4} \text{ m}$ et une longueur $L = 64,0 \text{ cm}$. Elle est tendue avec une tension $T = 100 \text{ N}$.

La masse linéique de la corde est $\mu = \frac{1}{4} \rho \pi \Phi^2$ et la célérité des ondes sur cette corde est :

$$c = \sqrt{\frac{T}{\mu}} = \sqrt{\frac{T}{\rho \pi (\Phi^2/4)}} = 424 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}.$$

La longueur d’onde du mode fondamental de la corde est : $\lambda_1 = 2L = 1,28 \text{ m}$ et sa fréquence fondamentale :

$$f_1 = \frac{c}{\lambda_1} = \frac{424}{1,28} = 331 \text{ Hz}$$

(pour les lecteurs musiciens, il s’agit d’un mi3).

b) Mouvement général de la corde

Les modes propres sont les vibrations sinusoïdales de la corde. Le mouvement le plus général de la corde n’est pas sinusoïdal, mais c’est une superposition des différents modes propres.

Le mouvement le plus général de la corde est obtenu par **superposition linéaire** de tous ses modes propres, soit :

$$y(x,t) = \sum_{n=1}^{\infty} A_n \sin\left(n \frac{\pi}{L} x\right) \cos\left(n \frac{\pi c}{L} t + \varphi_n\right)$$

où les A_n et φ_n sont des constantes quelconques.

Comme les modes propres ont des fréquences toutes multiples de $f_1 = \frac{c}{2L}$, le mouvement est

périodique de fréquence f_1 .

Les amplitudes A_n et les phases initiales φ_n dépendent des conditions initiales du mouvement. On peut choisir ces conditions de manière à changer le poids des différents modes. Par exemple en imposant un déplacement initial grand là où un mode présente un nœud de vibration on défavorise ce mode qui aura une amplitude faible.

La vibration d’une corde d’instrument de musique est ainsi une superposition de vibrations sinusoïdales de toutes les fréquences propres de la corde. Le son émis contient aussi toutes ces fréquences. C’est un signal périodique non sinusoïdal dont le fondamental a la fréquence $f_1 = \frac{c}{2L}$ et les harmoniques les fréquences $f_n = n f_1$. Si L augmente, la fréquence f_1 diminue, et le son produit est plus grave. C’est un fait bien connu : les cordes d’une contrebasse sont plus longues que celles d’un violon.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- formule des interférences
- conditions pour avoir une amplitude maximale ou minimale
- formule d’une onde stationnaire
- distances entre nœuds et ventres de vibrations
- fréquence des modes propres en fonction de la longueur de la corde et de la célérité
- mouvement général de la corde comme superposition de modes propres

SAVOIR-FAIRE

- additionner deux signaux sinusoïdaux de même fréquence par le calcul analytique ou les vecteurs de Fresnel
- exprimer les conditions d’interférences constructrices ou destructrices
- décrire une onde stationnaire
- caractériser l’onde stationnaire par l’existence de nœuds et de ventres
- retrouver rapidement les fréquences des modes propres

MOTS-CLÉS

- | | | |
|-----------------------------|----------------------------|------------------|
| • superposition | • interférence destructive | • corde de Melde |
| • déphasage | • onde stationnaire | • mode propre |
| • interférence constructive | • nœud, ventre | |

S'ENTRAÎNER

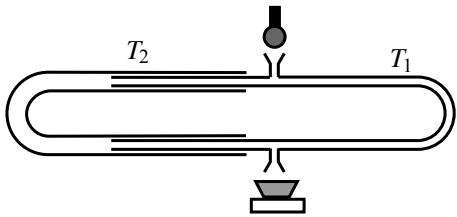
3.1 Utilisation des vecteurs de Fresnel (★)

1. Deux ondes $s_1(x, t) = A_0 \cos(\omega t - kx)$ et $s_2(x, t) = A_0 \cos(\omega t + kx)$ se superposent. Représenter les vecteurs de Fresnel correspondant à ces deux signaux en un point d'abscisse x . En déduire l'amplitude de l'onde somme en x . Déterminer graphiquement les valeurs de x pour lesquelles cette amplitude est maximale ou nulle.

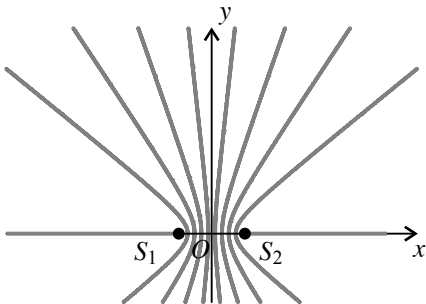
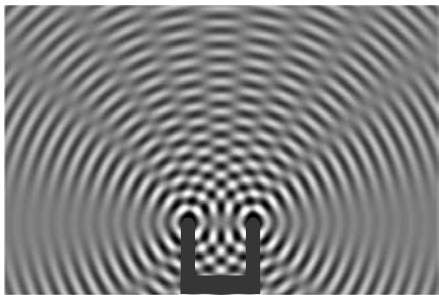
2. Utiliser les vecteurs de Fresnel pour trouver l'amplitude A et la phase initiale du signal somme des trois signaux suivants : $s_0(t) = A_0 \cos(\omega t + \varphi)$, $s_1(t) = rA_0 \cos(\omega t + \varphi + \Delta\varphi)$ et $s_2(t) = rA_0 \cos(\omega t + \varphi - \Delta\varphi)$ où $0 \leq r \leq 1$. Quelles sont les valeurs maximale et minimale de A ?

3.2 Mesure de la vitesse du son (★)

Le trombone de Koenig est un dispositif de laboratoire permettant de faire interférer deux ondes sonores ayant suivi des chemins différents. Le haut-parleur, alimenté par un générateur de basses fréquences, émet un son de fréquence $f = 1500$ Hz. On mesure le signal à la sortie avec un microphone branché sur un oscilloscope. En déplaçant la partie mobile T_2 on fait varier l'amplitude du signal observé. Elle passe deux fois de suite par une valeur minimale lorsqu'on déplace T_2 de $d = 11,5 \text{ cm} \pm 2 \text{ mm}$. Déterminer la valeur de la célérité du son dans l'air à 20°C , température à laquelle l'expérience est faite.



3.3 Interférences sur la cuve à ondes (★★)



La figure ci-dessus représente une cuve à ondes éclairée en éclairage stroboscopique. Deux pointes distantes de a frappent en même temps, à intervalles réguliers, la surface de l'eau, générant deux ondes qui interfèrent. La figure est claire là où la surface de l'eau est convexe

et foncée là où elle est concave. L'amplitude d'oscillation est plus faible là où la figure est moins contrastée.

1. On suppose pour simplifier que des ondes sinusoïdales partent des deux points S_1 et S_2 où les pointes frappent la surface. En notant λ la longueur d'onde, donner la condition pour que l'interférence en un point M situé aux distances d_1 et d_2 respectivement de S_1 et S_2 , soit destructrice. Cette condition fait intervenir un entier m .

2. Pour chaque entier m le lieu des points vérifiant cette condition est une courbe que l'on appelle dans la suite ligne de vibration minimale. Les lignes de vibration minimale sont représentées sur la figure de droite : ce sont des hyperboles (voir annexe mathématique).

a. Les parties $x < -\frac{a}{2}$ et $x > \frac{a}{2}$ de l'axe (Ox) sont des lignes de vibration minimale. En déduire un renseignement sur $\frac{a}{\lambda}$.

b. Sur le segment S_1S_2 quel est l'intervalle de variation de $d_2 - d_1$? Déduire de la figure la valeur de $\frac{a}{\lambda}$.

3. Expliquer pourquoi l'image est bien contrastée au voisinage de l'axe (Oy) .

4. On observe sur la figure que les zones claires et sombres sont alternées en opposition de phase de part et d'autre d'une ligne de vibration minimale. Le but de cette question est de comprendre pourquoi.

a. On suppose la phase initiale de chacune des ondes nulle à la source. Exprimer les phases Φ_1 et Φ_2 en M des ondes 1 et 2 provenant respectivement des sources S_1 et S_2 . En déduire la phase moyenne en M , $\Phi = \frac{1}{2}(\Phi_1 + \Phi_2)$, en fonction de f , t , d_1 , d_2 et λ . Quelle est la nature d'une courbe définie par la condition $\Phi = \text{constante}$?

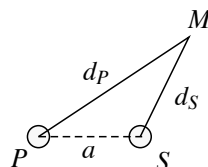
b. On se place en un point M d'une ligne de vibration minimale (L) . Représenter les vecteurs de Fresnel correspondant aux ondes 1 et 2 en M . Faire apparaître sur la figure la phase moyenne Φ .

c. Que devient cette figure si l'on se place en un point M' proche de M , du même côté de L que la source S_1 ? On supposera que Φ a la même valeur en M et M' . Même question pour un point M'' situé du même côté de (L) que la source S_2 .

d. Que peut-on dire des vibrations résultantes en M' et M'' ? On supposera pour simplifier que les deux ondes ont la même amplitude.

3.4 Contrôle actif du bruit en espace libre (★)

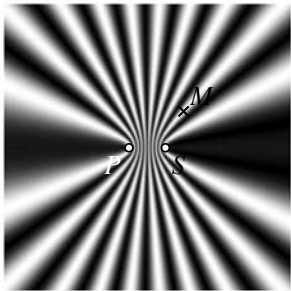
La méthode du contrôle actif du bruit consiste à émettre une onde sonore qui, superposée à l'onde sonore du bruit, l'annule par interférence destructrice. Pour modéliser la méthode on suppose que la source primaire de bruit P est ponctuelle et qu'elle émet une onde sinusoïdale de longueur d'onde λ . On crée une source sonore secondaire ponctuelle S qui est située à distance $PS = a$ de la source primaire et qui émet une onde de même longueur d'onde.



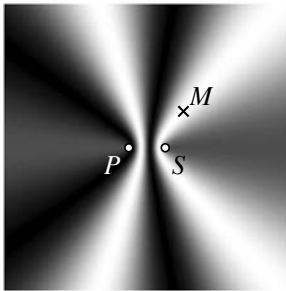
1. On souhaite annuler le bruit en un point M . On pose $PM = d_P$ et $SM = d_S$.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

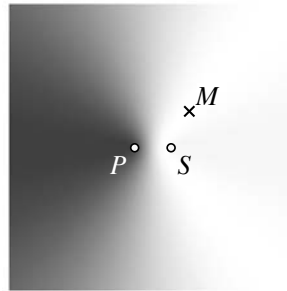
- a. Exprimer le déphasage $\Delta\varphi_0$ que la source secondaire doit présenter par rapport à la source primaire en fonction de λ , d_P , d_S et d'un entier m .
- b. L'amplitude de l'onde d'une source ponctuelle à distance d de la source est $A = \frac{\alpha}{d}$ où α est une constante. Quel doit être le rapport $\frac{\alpha_S}{\alpha_P}$ des constantes d'amplitude relatives aux deux sources ?



$\lambda = 0,2a$



$\lambda = a$



$\lambda = 5a$

2. Les figures ci-dessus obtenues par simulation visualisent l'amplitude de l'onde résultante dans le plan contenant P , S et M : le gris est d'autant plus foncé que l'amplitude de l'onde sonore est élevée. Commenter ce document, notamment l'influence de la longueur d'onde.

3.5 Résonances de la corde de Melde (★)

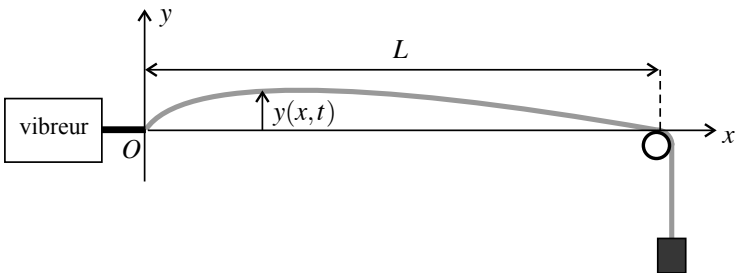
Une corde de Melde de longueur utile L est tendue entre un vibreur, en $x = 0$, et une poulie, en $x = L$. Le vibreur a un mouvement vertical sinusoïdal de pulsation ω :

$$y_{\text{vibreux}} = a_{\text{vibreux}} \cos(\omega t).$$

On cherche le déplacement de la corde sous la forme d'une onde stationnaire :

$$y(x,t) = A \cos(\omega t + \varphi) \cos(kx + \psi)$$

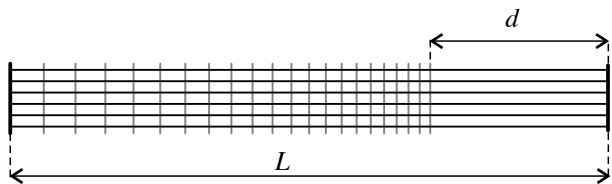
où A , φ et ψ sont des constantes à déterminer et où k est le vecteur d'onde associé à la pulsation ω .



1. En exploitant le fait que la corde est fixe en $x = L$ et liée au vibreur en $x = 0$, obtenir l'expression de $y(x, t)$ en fonction de a_{vibreux} , ω , k , L , x et t .
2. La corde étant en résonance avec un seul fuseau, l'amplitude maximale de vibration de la corde est environ égale à $10a_{\text{vibreux}}$. Quelle relation y a-t-il entre la longueur d'onde λ de l'onde stationnaire et L ? On fera l'approximation : $\arcsin \frac{1}{10} \simeq \frac{1}{10}$.

3.6 Frettes d'une guitare (★)

Les frettes placées le long du manche d'une guitare permettent au musicien de modifier la hauteur du son produit par la corde. En pressant la corde contre une frette, il diminue sa longueur, provoquant une augmentation de la fréquence fondamentale de vibration de la corde.



1. Retrouver rapidement la fréquence de vibration fondamentale d'une corde de longueur L le long de laquelle les ondes se propagent à la célérité c .
2. La note monte d'un demi-ton lorsque la fréquence est multipliée par $2^{\frac{1}{12}}$. Pour cela, comment doit-on modifier la longueur de la corde ?
3. En plaçant le doigt sur les frettes successives on monte à chaque fois la note d'un demi-ton. Combien de frettes peut-il y avoir au maximum, sachant que la distance d entre la dernière frette et le point d'accrochage de la corde (voir figure) doit être supérieure à $0,25L$?

3.7 Anharmonicité d'une corde de piano (★)

On s'intéresse aux modes propres d'une corde de piano de longueur L , fixée en ses deux extrémités. La relation entre le vecteur d'onde et la pulsation d'une onde se propageant le long de cette corde est : $\omega = ck\sqrt{1 + \alpha k^2}$ où c et α dépendent de la section de la corde et de sa tension mais pas de sa longueur. Le coefficient α est dû à la raideur de la corde (il serait nul pour une corde parfaitement souple comme la corde de Melde).

1. Quelles sont les unités de c et α ?
2. Quelles sont les valeurs possibles de k pour une onde stationnaire existant sur cette corde ? Exprimer les fréquences correspondantes en fonction de c , α , L et d'un entier n .
3. Les cordes d'un piano de concert sont plus longues que les cordes d'un piano de salon. Pourquoi cela améliore-t-il la qualité musicale du son ?

3.8 Fréquences propres d'un tuyau sonore (★★)

La colonne d'air contenue dans un instrument à vent (flûte, clarinette...) ou dans un tuyau d'orgue vibre selon des modes propres correspondant à des conditions aux limites données. Dans une modélisation très simple on envisage deux types de conditions :

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

- si l'extrémité du tuyau est ouverte, la surpression acoustique est nulle à cette extrémité ;
- si l'extrémité du tuyau est fermée, l'amplitude de variation de la surpression acoustique est maximale à cette extrémité.

1. On considère un tuyau de longueur L dans lequel la célérité des ondes sonores est c .

a. Déterminer les fréquences des modes propres du tuyau lorsque ses deux extrémités sont ouvertes. Représenter schématiquement la surpression dans le tuyau pour le troisième mode, les modes étant classés par fréquence croissante.

b. Même question si l'une des extrémités du tuyau est ouverte et l'autre fermée.

2. *Première application* : Les grandes orgues peuvent produire des notes très graves. Calculer la longueur d'onde d'un son de fréquence 34 Hz, correspondant au Do^0 , en prenant la valeur de la célérité du son à 0°C dans l'air soit $c = 331 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. Calculer la longueur minimale d'un tuyau produisant cette note.

3. *Deuxième application* : On peut modéliser très grossièrement une clarinette par un tube fermé au niveau de l'embouchure et ouvert à l'extrémité de l'instrument.

a. Expliquer pourquoi le son produit par une clarinette ne comporte que des harmoniques impairs.

b. L'instrument est muni d'une « clé de douzième » qui ouvre un trou situé à distance $\frac{L}{3}$ de l'embouchure. Lorsque ce trou est ouvert la surpression est nulle en ce point. Quelles sont dans ce cas les longueurs d'ondes des modes propres du tuyau ? Quel est l'effet de l'ouverture du trou sur la fréquence du son émis par l'instrument ?

APPROFONDIR

3.9 Interférences de deux ondes sonores (★)

On s'intéresse aux interférences d'ondes sonores produites par deux haut-parleurs identiques, HP1 et HP2, placés face à face, à distance d l'un de l'autre, et alimentés par la même tension sinusoïdale de fréquence $f = 1250 \text{ Hz}$. L'axe (Ox) passe par les centres des haut-parleurs ; le centre de HP1 est en $x = 0$ et le centre de HP2 en $x = d$. Un microphone M de petite dimension peut être déplacé le long de (Ox) .

On envoie sur un oscilloscope le signal du générateur alimentant les haut-parleurs et la tension u délivrée par le micro, le premier signal servant de source de déclenchement.

1. Lorsqu'on déplace le micro autour de la position médiane entre le haut-parleur, soit $x = \frac{d}{2}$, on observe que :

- l'amplitude de la tension u varie et passe successivement par des maxima et minima quasiment nuls, l'écart entre deux positions successives pour lesquelles l'amplitude est minimale étant constant et valant : $e = 13,8 \text{ cm}$;
- la phase de la tension u est fixe entre deux points où l'amplitude s'annule et elle change de π quand on passe par un de ces points.

a. Quel phénomène ces observations évoquent-elles ?

- e. En s'appuyant sur une représentation de Fresnel, expliquer pourquoi la phase initiale de u diminue avec x près de HP1.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

3.10 Écoute musicale et interférences (★★)

La qualité de l'écoute musicale que l'on obtient avec une chaîne hi-fi dépend de la manière dont les enceintes sont disposées par rapport à l'auditeur. On dit qu'il faut absolument éviter la configuration représentée sur la figure : présence d'un mur à distance D , trop courte derrière l'auditeur.



1. Comme représenté sur la figure, l'onde issue de l'enceinte se réfléchit sur le mur. On note $c = 342 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ la célérité du son dans l'air.

a. Exprimer le décalage temporel τ qui existe entre les deux ondes arrivant dans l'oreille de l'auditeur : onde arrivant directement et onde réfléchie.

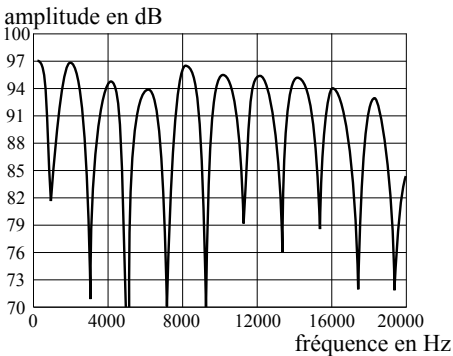
b. En déduire le déphasage $\Delta\phi$ de ces deux ondes supposées sinusoïdales de fréquence f . La réflexion sur le mur ne s'accompagne d'aucun déphasage pour la surpression acoustique, grandeur à laquelle l'oreille est sensible.

c. Expliquer pourquoi il y a un risque d'atténuation de l'amplitude de l'onde pour certaines fréquences. Exprimer ces fréquences en fonction d'un entier n . Quelle condition devrait vérifier D pour qu'aucune de ces fréquences ne soit dans le domaine audible ? Est-elle réalisable ?

d. Expliquer qualitativement pourquoi on évite l'effet nuisible en éloignant l'auditeur du mur.

2. La figure ci-contre donne le résultat d'une expérience dans laquelle on a placé un micro, sensible à la surpression, à une certaine distance D du mur, puis envoyé un signal de fréquence variable et d'amplitude constante A_0 . La courbe, d'allure très caractéristique, est appelée « courbe en peigne ».

L'amplitude en décibels se définit par la relation : $A_{\text{dB}} = 20 \log \frac{A}{A_{\text{ref}}}$, où A_{ref} est une amplitude de référence.

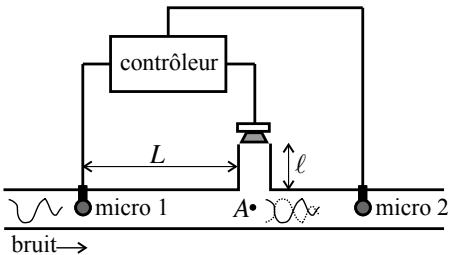


a. Lorsqu'il y a superposition de deux ondes de même amplitude A_0 , quelle est, en décibels, l'augmentation maximale de l'amplitude ? Que peut-on dire de $A_{0,\text{dB}}$ au vu de la courbe ?

b. Calculer numériquement la distance D .

3.11 Contrôle actif du bruit en conduite (★★)

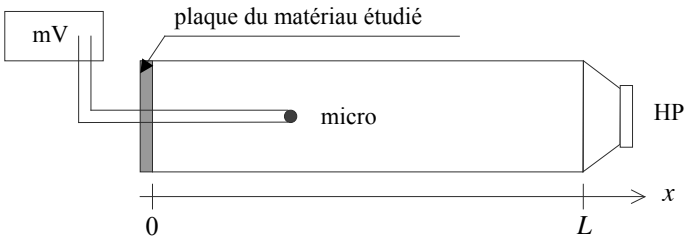
On s'intéresse à un système conçu pour l'élimination d'un bruit indésirable transporté par une conduite. Le bruit est détecté par un premier micro dont le signal est reçu par un contrôleur électronique. Le contrôleur, qui est le centre du système, envoie sur un haut-parleur la tension adéquate pour générer une onde de signal exactement opposé à celui du bruit de manière à ce que l'onde résultante au point A (voir figure) et en aval de A soit nulle.



1. Exprimer, en fonction de L , ℓ et la célérité c du son, le temps disponible pour le calcul du signal envoyé sur le haut-parleur.
2. On suppose le bruit sinusoïdal de pulsation ω . On appelle φ_1 la phase initiale du signal détecté par le micro 1 et φ_{HP} la phase initiale du signal émis par le haut-parleur. Exprimer, en fonction de ω , c , L et ℓ , la valeur que doit avoir $\Delta\varphi = \varphi_{HP} - \varphi_1$.
3. L'onde émise par le haut-parleur se propage dans la conduite dans les deux sens à partir de A. Expliquer l'utilité du micro 2.

3.12 Tube de Kundt (★★)

On considère un tuyau cylindrique, d'axe (Ox) de longueur $L = 1,45$ m, rempli d'air. À l'extrémité $x = L$ est placé un haut-parleur associé à un générateur de basses fréquences qui crée dans le tube une onde progressive se propageant dans le sens négatif de (Ox) . À l'autre extrémité ($x = 0$), l'expérimentateur place une plaque d'un matériau à étudier. Un microphone mobile, relié à un millivoltmètre, peut se déplacer à l'intérieur du tuyau sans perturber les phénomènes étudiés. Il fournit une tension variable, proportionnelle à la surpression de l'onde sonore à la position du micro. On mesure la valeur efficace V de cette tension à l'aide d'un millivoltmètre numérique. V est ainsi proportionnelle à l'amplitude de la surpression au point où se trouve le micro.



1. Donner l'expression de la surpression $p_{HP}(x,t)$ de l'onde émise par le haut-parleur, en notant A_0 son amplitude, f sa fréquence, c la célérité du son. On prendra la phase initiale de cette onde nulle en $x = 0$.
2. La plaque de matériau réfléchit cette onde et envoie dans le tube une onde d'amplitude égale à rA_0 avec $0 \leq r \leq 1$ et de phase initiale en $x = 0$ égale à φ . Donner l'expression de la

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

suppression $p_r(x, t)$ de cette onde.

3. On suppose qu'il n'y a pas d'autre onde que les deux ondes précédentes. Exprimer l'amplitude $A(x)$ de l'onde totale, $p(x, t) = p_{HP}(x, t) + p_r(x, t)$, en fonction de A_0, r, φ, f, c et x .
4. On a réalisé des mesures avec une plaque de mousse. Les résultats sont consignés dans le tableau ci-dessous. On a noté les positions pour lesquelles l'indication du voltmètre V est minimale : x_1 est la première à partir de $x = 0$, x_i la $i^{\text{ème}}$. $V_{\min}$ et $V_{\max}$ sont les valeurs minimales et maximales de V .

f en Hz	x_1 en cm	x_i en cm	i	$V_{\min}$ en mV	$V_{\max}$ en mV
460	26,6	101,5	3	1,50	6,80
750	13,2	58,8	3	1,10	5,40
845	10,6	51,1	3	1,25	6,30
1016	8,0	41,7	3	0,80	4,05
1042	7,3	40,1	3	1,60	8,35
1185	5,5	49,0	4	0,80	3,95
1400	3,7	28,1	3	1,00	5,05

- a. On pose $\alpha = \frac{V_{\max}}{V_{\min}}$. Déterminer r en fonction de α .
- b. Déterminer l'expression de φ en fonction de x_1 et de la longueur d'onde λ .
- c. Calculer pour chaque fréquence les valeurs de r et de φ . Commenter ces résultats.

3.13 Ondes le long d'une corde de Melde (★★)

On considère une corde de Melde de longueur L . On interprète la vibration de la corde de la manière suivante : le vibreur émet une onde qui se propage en direction de la poulie où elle est réfléchiée ; cette onde réfléchiée se propage en direction du vibreur où elle est elle-même réfléchiée ; l'onde réfléchiée se propage en direction de la poulie où elle se réfléchit, et ainsi de suite.

L'axe (Ox) est parallèle à la corde au repos ; le vibreur est en $x = 0$ et la poulie en $x = L$ (voir figure de l'exercice 6 de ce chapitre).

Le vibreur émet une onde $s_0(x, t)$ telle que $s_0(0, t) = a_0 \cos(\omega t)$. La célérité des ondes sur la corde est c et on note $k = \frac{\omega}{c}$.

On fait les hypothèses simplificatrices suivantes :

- lorsqu'une onde incidente s_i arrive sur la poulie en $x = L$, l'onde réfléchiée s_r vérifie : $s_r(L, t) = -rs_i(L, t)$ où r est un coefficient compris entre 0 et 1 ;
- lorsqu'une onde incidente s_i arrive sur le vibreur en $x = 0$, l'onde réfléchiée s'_r vérifie : $s'_r(0, t) = -r's'_i(0, t)$ où r' est un coefficient compris entre 0 et 1.

1. Exprimer l'onde $s_0(x, t)$.
2. Exprimer l'onde $s_1(x, t)$ qui apparaît par réflexion de l'onde s_0 sur la poulie, puis l'onde $s_2(x, t)$ qui apparaît par réflexion de s_1 sur le vibreur, puis l'onde $s_3(x, t)$ qui apparaît par réflexion de s_2 sur la poulie.

3. À quelle condition les ondes s_0 et s_2 sont-elles en phase en tout point ? Que constate-t-on alors pour les ondes s_1 et s_2 ? La condition précédente est supposée réalisée dans la suite.

4. Justifier l'expression suivante de l'onde totale existant sur la corde :

$$s(x, t) = a_0 (1 + rr' + (rr')^2 + \dots + (rr')^n + \dots) \cos(\omega t - kx) \\ - ra_0 (1 + rr' + (rr')^2 + \dots + (rr')^n + \dots) \cos(\omega t + kx).$$

5. En quels points de la corde l'amplitude de la vibration est-elle maximale ? Exprimer l'amplitude maximale $A_{\max}$ en fonction de a , r et r' . On donne la formule : $\sum_{n=0}^{\infty} (rr')^n = \frac{1}{1 - rr'}$.

6. En quels points l'amplitude est-elle minimale ? Exprimer l'amplitude minimale $A_{\min}$.

7. Expérimentalement on trouve $\frac{A_{\min}}{a_0} \simeq 1$ et $\frac{A_{\max}}{a_0} \simeq 10$. Déterminer r et r' .

CORRIGÉS

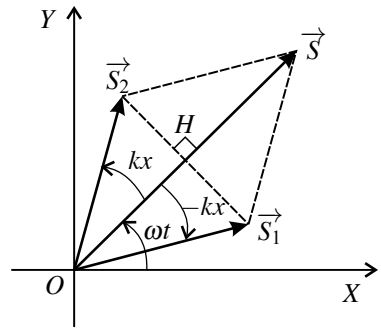
3.1 Utilisation des vecteurs de Fresnel

1. Les vecteurs de Fresnel associés à $s_1(x, t)$ et $s_2(x, t)$ sont représentés ci-contre, pour une valeur quelconque de x .

On a : $\|\vec{S}_1\| = \|\vec{S}_2\| = A_0$.

Le signal $s(x, t)$ est associé à $\vec{S} = \vec{S}_1 + \vec{S}_2$ et son amplitude est :

$$\begin{aligned}\|\vec{S}\| &= 2OH \\ &= 2\|\vec{S}_1\| |\cos(kx)| = 2A_0 |\cos(kx)|.\end{aligned}$$



Cette amplitude est maximale quand :

$$kx = 2n\pi \quad \text{ou} \quad kx = (2n + 1)\pi,$$

soit quand :

$$x = n\lambda \quad \text{ou} \quad x = (n + \frac{1}{2})\lambda.$$

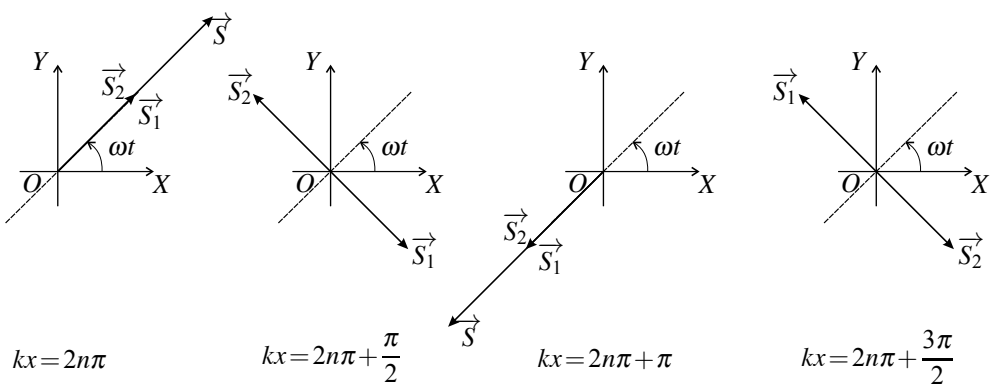
Cette amplitude est nulle quand :

$$kx = 2n\pi + \frac{\pi}{2} \quad \text{ou} \quad kx = 2n\pi + \frac{3\pi}{2},$$

soit quand :

$$x = n\lambda + \frac{\lambda}{4} \quad \text{ou} \quad x = n\lambda + \frac{3\lambda}{4}.$$

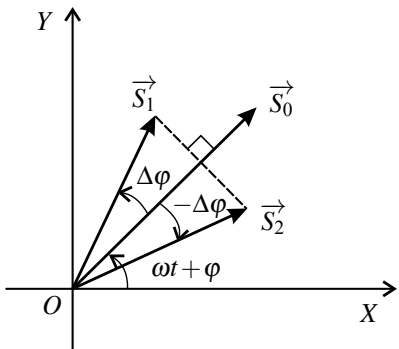
Ces différents cas sont représentés sur les figures suivantes :



2. Les vecteurs de Fresnel associés aux signaux $s_0(x,t)$, $s_1(x,t)$ et $s_2(x,t)$ sont disposés comme indiqué sur la figure. Le signal somme $s = s_0 + s_1 + s_2$ a pour amplitude :

$$A = \|\vec{S}\| = A_0 + 2rA_0 \cos(\Delta\varphi).$$

La valeur maximale de A est $A_0(1 + 2r)$ et la valeur minimale $A_0|1 - 2r|$.



3.2 Mesure de la vitesse du son

Le micro reçoit deux ondes sonores qui sont passées par les deux tubes T_1 et T_2 . Ces deux ondes, de même fréquence, interfèrent. Lorsqu'on déplace le tube mobile T_2 on fait varier la longueur du trajet de l'onde qui passe par ce tube, modifiant donc le déphasage entre les ondes reçues par le micro. Plus précisément, lorsqu'on déplace T_2 de la distance d vers la gauche on allonge ce trajet de $2d$. Le retard temporel de cette onde par rapport à l'onde passée par T_1 augmente de $\frac{2d}{c}$, où c est la célérité du son, et son retard de phase augmente donc de $\omega \frac{2d}{c} = 4\pi f \frac{d}{c}$.

D'autre part, l'amplitude détectée par le micro est minimale lorsque les deux ondes sont en opposition de phase (interférence destructive), c'est-à-dire lorsque le retard de phase de l'onde passée par T_2 par rapport à l'onde passée par T_1 est de $2m\pi + \pi$ où m est un entier.

Ainsi, en déplaçant T_2 d'une position pour laquelle l'amplitude détectée était minimale à la position suivante pour laquelle elle est de nouveau minimale, on a fait passer ce retard de phase de $2m\pi + \pi$ à $2(m + 1)\pi + \pi$. On a donc :

$$2\pi f \frac{2d}{c} = 2\pi \quad \text{soit} \quad c = 2fd = (345 \pm 6) \text{ m.s}^{-1}.$$

3.3 Interférences sur la cuve à ondes

1. Les ondes partant de S_1 et S_2 sont en phase puisque les deux points frappent en même temps la surface. Lorsqu'elles parviennent en M elles sont déphasées parce que les durées des parcours de S_1 à M et de S_2 à M ne sont pas égales. Le retard temporel en M de l'onde venant de S_2 par rapport à l'onde venant de S_1 est : $\tau = \frac{d_2}{c} - \frac{d_1}{c}$ où c est la célérité de la propagation. Le retard de phase en M de l'onde venant de S_2 par rapport à l'onde venant de S_1 est, en notant f la fréquence des ondes :

$$\Delta\varphi = 2\pi f \tau = \frac{2\pi f}{c}(d_2 - d_1) = \frac{2\pi}{\lambda}(d_2 - d_1).$$

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

L'interférence est destructrice si les deux ondes sont en opposition de phase, c'est-à-dire si $\Delta\varphi = 2m\pi + \pi$ où m est un entier. Il en est ainsi si :

$$d_2 - d_1 = \left(m + \frac{1}{2}\right)\lambda.$$

2. a. Pour M appartenant à (Ox) et en dehors du segment S_1S_2 , $d_2 - d_1 = \pm a$. L'interférence étant destructrice en ces points, on en déduit que $\frac{a}{\lambda}$ est un demi-entier.

b. Entre S_1 et S_2 on a $d_1 + d_2 = a$. Alors $d_2 - d_1 = 2d_2 - a$ qui varie entre $-a$ et $+a$.

On compte 8 lignes de vibrations minimales passant entre les sources. Elles correspondent à $\frac{d_2 - d_1}{\lambda} = \pm\frac{1}{2}, \pm\frac{3}{2}, \pm\frac{5}{2}$ et $\pm\frac{7}{2}$. Donc $3,5\lambda < a \leq 4,5\lambda$. Ainsi : $a = 4,5\lambda$.

3. Si M est un point de l'axe (Oy) , on a : $d_1 = d_2$. Ainsi les vibrations en provenance des deux sources arrivent en phase en M , donc ont une interférence constructive. L'amplitude de vibration est ainsi maximale sur l'axe (Oy) ce qui explique le bon contraste de la figure au voisinage de cet axe.

4. a. Les phases des ondes 1 et 2 en M sont respectivement :

$$\Phi_1 = 2\pi ft - \frac{2\pi d_1}{\lambda} \quad \text{et} \quad \Phi_2 = 2\pi ft - \frac{2\pi d_2}{\lambda}.$$

La phase moyenne est : $\Phi = \frac{1}{2}(\Phi_1 + \Phi_2) = 2\pi ft - \frac{\pi}{\lambda}(d_1 + d_2)$.

Une courbe définie par la condition

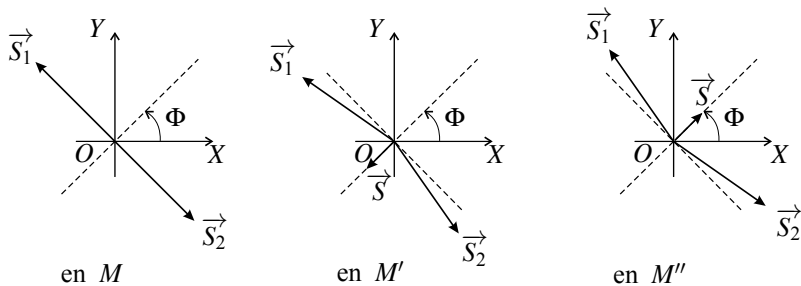
$$\Phi = \text{constante} \iff d_1 + d_2 = \text{constante}$$

est une ellipse dont les foyers sont S_1 et S_2 (voir annexe mathématique).

b. En M , point d'une ligne de vibration minimale, les vecteurs de Fresnel $\vec{S}_1$ et $\vec{S}_2$ relatifs aux deux ondes sont antiparallèles (figure ci-dessous, à gauche). Dans ce qui suit, on supposera que les angles entre les vecteurs $\vec{S}_1$ et $\vec{S}_2$ et l'axe des abscisses (OX) sont respectivement : $\Phi_1 = \Phi + \frac{\pi}{2}$ et $\Phi_2 = \Phi - \frac{\pi}{2}$. Ce pourrait être aussi l'inverse, mais cela ne changerait pas le raisonnement.

En M' , point voisin de M du côté de la source S_1 par rapport à la ligne de vibration minimale, le retard de phase de la vibration 2 par rapport à la vibration 1 est légèrement plus grand que π . L'angle entre l'axe (OX) et le vecteur $\vec{S}_1$ est supérieur à $\Phi + \frac{\pi}{2}$, tandis que l'angle entre (OX) et $\vec{S}_2$ est inférieur à $\Phi - \frac{\pi}{2}$ (figure ci-dessous au centre). Il se passe l'inverse en M'' , point voisin de M du côté de la source S_2 par rapport à la ligne de vibration minimale (figure ci-dessous à droite).

c. Les vibrations résultantes en M' et M'' sont en opposition de phase.



3.4 Contrôle actif du bruit en espace libre

1. a. La différence des temps de propagation entre les deux sources P et S et le point M fait que $\Delta\varphi$, déphasage en M de l'onde secondaire par rapport à l'onde primaire, est différent du déphasage $\Delta\varphi_0$ de la source S par rapport à la source P . Ainsi :

$$\Delta\varphi = \Delta\varphi_0 - \frac{2\pi}{\lambda}(d_S - d_P).$$

✎ On peut vérifier le signe en se disant que l'onde secondaire est plus en retard sur l'onde primaire au point M qu'au départ de sources si d_S est supérieure à d_P .

On souhaite une interférence destructrice en M soit $\Delta\varphi = \pi + 2m\pi$ où m est un entier. Il faut pour cela que :

$$\Delta\varphi_0 = \frac{2\pi}{\lambda}(d_S - d_P) + \pi + 2m\pi.$$

b. Pour une annulation du bruit en M , il faut de plus que les deux ondes aient la même amplitude en ce point, soit :

$$\frac{\alpha_S}{d_S} = \frac{\alpha_P}{d_P}, \text{ soit } \frac{\alpha_S}{\alpha_P} = \frac{d_S}{d_P}.$$

2. On remarque tout d'abord qu'annuler le bruit en un point ne veut pas dire annuler le bruit dans tout l'espace. Plus la longueur d'onde est grande, plus la zone autour de M où l'amplitude sonore est faible est étendue. Ceci était prévisible puisque l'échelle angulaire θ caractéristique du phénomène d'interférences est donnée par la relation : $\sin \theta = \frac{\lambda}{a}$. En conclusion, la méthode est efficace pour les plus faibles longueurs d'onde (sons graves). Elle est complémentaire avec les méthodes d'isolation phonique qui sont efficaces pour les plus petites longueurs d'onde.

3.5 Résonances de la corde de Melde

1. La corde est fixe en $x = L$ donc :

$$y(L, t) = 0 \Leftrightarrow A \cos(\omega t + \varphi) \cos(kL + \psi) = 0.$$

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

Ceci n'est vrai, à tout instant t , que si : $\cos(kL + \psi) = 0$, ce qui implique : $\psi = \frac{\pi}{2} - kL + m\pi$, où m est un entier. Dans ce cas :

$$\cos(kx + \psi) = \cos\left(k(x - L) + \frac{\pi}{2} + m\pi\right) = (-1)^{m+1} \sin(k(x - L)).$$

D'autre part, la corde est liée au vibreur en $x = 0$ donc :

$$y(0, t) = y_{\text{vibreur}}(t) \Leftrightarrow (-1)^m A \cos(\omega t + \varphi) \sin(kL) = a_{\text{vibreur}} \cos(\omega t).$$

On en déduit que : $\varphi = 0$ et $(-1)^m A = \frac{a_{\text{vibreur}}}{\sin(kL)}$. Finalement, la vibration de la corde est :

$$y(x, t) = \frac{a_{\text{vibreur}}}{\sin(kL)} \cos(\omega t) \sin(k(L - x)).$$

2. L'amplitude maximale de vibration sur la corde est : $10a_{\text{vibreur}} \simeq \frac{a_{\text{vibreur}}}{\sin(kL)}$. On en déduit que : $\sin(kL) \simeq \frac{1}{10}$. La corde fait un seul fuseau donc L est proche de $\frac{\lambda}{2}$. Ainsi, kL est proche de π et on en déduit que $kL \simeq \pi - \arcsin \frac{1}{10} \simeq \pi - \frac{1}{10}$. Finalement :

$$L \simeq \frac{\lambda}{2} \left(1 - \frac{1}{20\pi}\right) \simeq 0,49\lambda.$$

3.6 Frettes d'une guitare

1. Dans le mode de vibration fondamental, de fréquence f_1 , la corde fait un seul fuseau avec un nœud de vibration à chaque extrémité. La distance entre deux nœuds de vibration étant égale à la demi-longueur d'onde, on a :

$$L = \frac{\lambda}{2} = \frac{c}{2f_1} \text{ soit } f_1 = \frac{c}{2L}.$$

2. Pour monter la note d'un demi-ton il faut multiplier sa longueur par $2^{-\frac{1}{12}}$.

3. Lorsqu'on met le doigt sur la $p^{\text{ième}}$ frette, la note est montée de p demi-tons, donc la longueur de la corde devient : $L_p = L \times 2^{-\frac{p}{12}}$. La condition imposée est :

$$L_p \geq \frac{L}{4} \text{ soit } 2^{-\frac{p}{12}} \geq \frac{1}{4} \text{ soit } p \leq 24.$$

Il y a 24 frettes au maximum. Pour le lecteur musicien : avec 24 frettes on couvre une étendue de 2 octaves avec une corde.

3.7 Anharmonicité d'une corde de piano

1. $[c] = \frac{[\omega]}{[k]} = \frac{\text{s}^{-1}}{\text{m}^{-1}} = \text{ms}^{-1}$. C'est une vitesse.

Le terme sous la racine carrée est sans dimension donc α a la dimension de $\frac{1}{k^2}$ soit $[\alpha] = \text{m}^2$.

2. Les extrémités de la corde sont fixes donc sont des nœuds de vibration. Par suite, la longueur L de la corde est un multiple de la demi-longueur d'onde :

$$L = n \frac{\lambda_n}{2} = n \frac{\pi}{k_n} \quad \text{soit} \quad k_n = \frac{n\pi}{L}.$$

En reportant dans la relation donnée par l'énoncé on trouve : $\omega_n = \frac{n\pi c}{L} \sqrt{1 + \alpha \frac{n^2 \pi^2}{L^2}}$. Finalement, la fréquence du mode propre d'ordre n est :

$$f_n = \frac{nc}{2L} \sqrt{1 + \alpha \frac{n^2 \pi^2}{L^2}}.$$

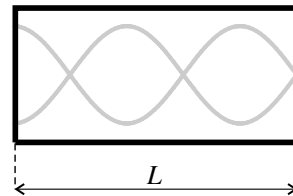
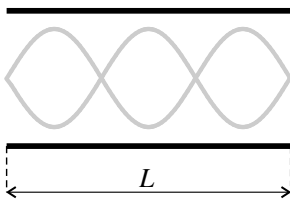
3. La raideur de la corde fait que les fréquences f_n ne sont pas des multiples entiers de la fréquence fondamentale f_1 . Ceci altère la qualité du son. Le terme lié à la raideur est divisé par L^2 : il diminue si les cordes sont plus longues.

3.8 Fréquences propres d'un tuyau sonore

1. a. Si les deux extrémités sont ouvertes, il y a un nœud de surpression acoustique aux deux extrémités. Or la distance entre deux nœuds est égale à un multiple entier de la demi-longueur d'onde. On a donc nécessairement :

$$L = n \frac{\lambda}{2} = n \frac{c}{2f} \quad \text{soit} \quad f = f_n = n \frac{c}{2L},$$

où n est un entier non nul. Le troisième mode propre ($n = 3$) est représenté sur la figure ci-dessous à gauche.



b. Il y a un nœud de surpression acoustique à l'extrémité ouverte du tuyau et un ventre de surpression acoustique à l'extrémité fermée. Or la distance entre un nœud et un ventre de vibration est égale au quart de la longueur d'onde plus un multiple entier de la demi-longueur d'onde. On a donc :

$$L = \frac{\lambda}{4} + n \frac{\lambda}{2} = \left(n + \frac{1}{2}\right) \frac{c}{2f} \quad \text{soit} \quad f = f'_n = (2n + 1) \frac{c}{4L},$$

où n est un entier. Le troisième mode propre ($n = 2$) est représenté sur la figure ci-dessus à droite.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

2. $\lambda = \frac{c}{f_{D0^0}} = \frac{331}{32} = 10,3 \text{ m}$. Pour produire cette note avec un tuyau de longueur minimale, il faut prendre un tuyau fermé à une extrémité et ouvert à l'autre tel que $f_1' = f_{D0^0}$. Ce tuyau a une longueur $L = \frac{\lambda}{4} = 2,6 \text{ m}$.

3. a. Les modes propres d'un tuyau ouvert à une extrémité et fermé à l'autre sont les multiples impairs de la fréquence du mode fondamental. Quand l'air du tuyau vibre, sa vibration est une superposition linéaire des différents modes propres. Elle produit un son dont le spectre contient les fréquences de ces modes propres, c'est-à-dire un fondamental et seulement des harmoniques d'ordre impair.

b. Le trou impose un nœud de pression à distance $\frac{L}{3}$ de l'embouchure où il y a un ventre de pression. Ainsi, on a la condition :

$$\frac{L}{3} = (2n+1) \frac{\lambda}{4} \quad \text{soit} \quad f = f_n'' = (2n+1) \frac{3c}{4L},$$

où n est un entier. La fréquence fondamentale devient $f_1'' = \frac{3c}{4L} = 3f_1'$. L'ouverture du trou a pour effet de multiplier par 3 la fréquence du son émis par l'instrument. Pour le lecteur musicien : la multiplication de la fréquence par 3 correspond à un saut d'une octave plus une quinte.

3.9 Interférences de deux ondes sonores

1. a. Ces observations font penser aux propriétés de l'onde stationnaire.

b. L'onde 1 se propage dans le sens positif de l'axe (Ox) donc : $p_1(x,t) = p_1 \left(0, t - \frac{x}{c} \right)$. Or : $p_1(0,t) = P_0 \cos(2\pi ft + \varphi)$ puisque la phase initiale de l'onde 1 au niveau de HP1 est φ . Il vient donc :

$$p_1(x,t) = P_0 \cos \left(2\pi ft - 2\pi \frac{x}{\lambda} + \varphi \right),$$

en notant $\lambda = \frac{c}{f}$ la longueur d'onde.

L'onde 2 se propage dans le sens négatif de l'axe (Ox) donc : $p_2(x,t) = p_2 \left(d, t - \frac{d-x}{c} \right)$, avec $p_2(x,t) = P_0 \cos(2\pi ft + \varphi)$. Ainsi :

$$p_2(x,t) = P_0 \cos \left(2\pi ft + 2\pi \frac{x}{\lambda} - \frac{2\pi d}{\lambda} + \varphi \right).$$

c. La surpression totale est :

$$\begin{aligned} p(x,t) &= P_0 \cos \left(2\pi ft - 2\pi \frac{x}{\lambda} + \varphi \right) + P_0 \cos \left(2\pi ft + 2\pi \frac{x}{\lambda} - \frac{2\pi d}{\lambda} + \varphi \right) \\ &= 2P_0 \cos \left(2\pi \frac{x}{\lambda} \right) \cos \left(2\pi ft - \frac{\pi d}{\lambda} + \varphi \right), \end{aligned}$$

en utilisant la formule de trigonométrie de transformation d'une somme de cosinus en produit (voir annexe mathématique). Il s'agit d'un onde stationnaire, en accord avec les observations expérimentales.

d. Les points d'amplitude minimale sont les nœuds dont on sait qu'ils sont distants d'une demi-longueur d'onde. Ainsi : $e = \frac{\lambda}{2} = \frac{c}{2f}$, donc : $c = 2ef = 2 \times 13,8 \cdot 10^{-2} \times 1250 = 345 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$.

2. a. L'amplitude de l'onde émise par un haut-parleur n'est pas constante, mais elle diminue lorsqu'on s'en éloigne. L'approximation d'une amplitude constante et identique pour les deux haut-parleurs n'est plus applicable quand on s'approche d'un des deux haut-parleurs.

b. Les ondes sont en phase quand elles partent des haut-parleurs. Pour parvenir au point d'abscisse x , la première onde met le temps $\frac{x}{c}$ et la deuxième le temps $\frac{d-x}{c}$. Elles ont donc un décalage temporel en ce point, la deuxième étant en avance par rapport à la première de $\tau = \frac{x}{c} - \frac{d-x}{c} = \frac{2x-d}{c}$. La deuxième onde présente donc par rapport à la première le déphasage :

$$\Delta\varphi(x) = 2\pi f\tau = \frac{2\pi}{\lambda}(2x-d).$$

c. D'après la formule des interférences à deux ondes, l'amplitude de l'onde résultante est :

$$A(x) = (A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2 \cos(\Delta\varphi(x)))^{\frac{1}{2}}.$$

d. Près de HP, $A_1 \gg A_2$. Donc :

$$A(x) = A_1 \left(1 + 2\frac{A_2}{A_1} \cos(\Delta\varphi(x)) + \frac{A_2^2}{A_1^2} \right)^{\frac{1}{2}} \simeq A_1 \left(1 + \frac{A_2}{A_1} \cos(\Delta\varphi(x)) \right),$$

en faisant un développement limité du premier ordre en $\frac{A_2}{A_1} \ll 1$.



Dans un calcul au premier ordre, les termes du deuxième ordre, comme le terme $\frac{A_2^2}{A_1^2}$ ci-dessus, peuvent être purement et simplement supprimés.

e. Le vecteur de Fresnel du signal somme a presque la direction du vecteur de Fresnel associé à p_1 , donc le signal somme a pratiquement la phase initiale de p_1 qui décroît avec x .

3.10 Écoute musicale et interférences

1. a. L'onde réfléchiée parcourt en plus deux fois la distance D entre l'auditeur et le mur donc : $\tau = \frac{2D}{c}$.

b. C'est la seule cause de décalage entre les deux ondes puisque la réflexion sur le mur ne s'accompagne d'aucun déphasage. L'onde réfléchiée présente donc par rapport à l'onde directe le déphasage : $\Delta\varphi = 2\pi f\tau = \frac{4\pi fD}{c}$.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

c. Il peut y avoir atténuation de l'amplitude si les deux ondes sont en opposition de phase et ont une interférence destructive. C'est le cas si :

$$\Delta\varphi = (2n + 1)\pi \quad \text{soit} \quad f = (2n + 1) \frac{c}{4D},$$

où n est un entier.

Le domaine audible s'étend de 20 Hz à 20 kHz. Aucune des fréquences précédentes ne se trouve dans le domaine audible si : $\frac{c}{4D} > 20 \text{ kHz}$. Il faut pour cela que $D < \frac{342}{4 \times 20} = 4,3 \text{ mm}$. Il faut que la tête de l'auditeur frôle le mur !

d. Pour D suffisamment grand, l'onde réfléchie par le mur a une amplitude très faible devant l'onde directe.

2. a. L'amplitude est maximale dans le cas d'une interférence constructive et elle vaut $2A_0$. Sa valeur en décibels est :

$$A_{\text{dB}} = 20 \log \frac{2A_0}{A_{\text{ref}}} = 20 \log \frac{A_0}{A_{\text{ref}}} + 20 \log 2 = A_{0,\text{dB}} + 6.$$

Sur la courbe l'amplitude maximale observée est 97dB, donc $A_{0,\text{dB}} \geq 91\text{dB}$.

b. L'écart moyen entre les fréquences pour lesquelles l'amplitude mesurée est minimale est $\Delta f = 2049 \text{ Hz}$. D'après ce qui précède, $\Delta f = \frac{c}{2D}$, soit :

$$D = \frac{c}{2\Delta f} = \frac{342}{2 \times 2049} = 8,4 \cdot 10^{-2} \text{ m}.$$

3.11 Contrôle actif du bruit en conduite

1. Entre l'instant où le signal est détecté par le micro 1 et l'instant où ce signal passe en A s'écoule un temps égal à $\frac{L}{c}$. Pendant ce temps il faut que le contrôleur calcule et produise le signal qu'il envoie dans le haut-parleur et que ce signal se propage jusqu'à A, ce qui prend le temps $\frac{\ell}{c}$. Le temps disponible pour le calcul est donc : $\frac{L - \ell}{c}$.

2. La phase initiale du signal de bruit arrivant en A est $\varphi_{\text{bruit}} = \varphi_1 - \omega \frac{L}{c}$.

La phase initiale du signal de correction arrivant en A est : $\varphi_{\text{corr}} = \varphi_{\text{HP}} - \omega \frac{\ell}{c}$.

Pour avoir une interférence destructive il faut que $\varphi_{\text{corr}} = \varphi_{\text{bruit}} + \pi$, soit que :

$$\Delta\varphi = \varphi_{\text{HP}} - \varphi_1 = \omega \frac{\ell - L}{c} + \pi.$$

3. Le micro 1 capte un signal qui est la superposition du bruit et du signal émis par le haut-parleur se propageant à partir de A vers l'amont. Le micro 2 donne un contrôle du résultat et permet la détermination du meilleur signal de correction.

3.12 Tube de Kundt

- 1. $p_{HP}(x,t) = A_0 \cos(2\pi ft + kx)$ puisque cette onde se propage dans le sens négatif de (Ox) .
- 2. $p_r(x,t) = rA_0 \cos(2\pi ft - kx + \varphi)$.
- 3. Le déphasage des deux ondes à l'abscisse x est : $\Delta\varphi(x) = \varphi - 2kx$. D'après la formule des interférences à deux ondes, l'amplitude en x de l'onde résultante est :

$$A(x) = (A_0^2 + r^2 A_0^2 + 2rA_0^2 \cos(\Delta\varphi(x)))^{\frac{1}{2}} = A_0 (1 + r^2 + 2r \cos(\varphi - 2kx))^{\frac{1}{2}}.$$

- 4. a. $\alpha = \frac{V_{\max}}{V_{\min}} = \frac{A_{\max}}{A_{\min}} = \frac{1+r}{1-r}$. Cette relation s'inverse en : $r = \frac{\alpha - 1}{\alpha + 1}$.
- b. Le premier minimum correspond à : $2kx - \varphi = \pi$, soit : $\varphi = \pi \left(\frac{4x_1}{\lambda} - 1 \right)$.
- c. L'application numérique donne :

f en Hz	460	750	845	1016	1042	1185	1400
r	0,639	0,662	0,669	0,670	0,678	0,663	0,669
φ	0,42 π	0,16 π	0,047 π	-0,05 π	-0,11 π	-0,24 π	-0,39 π

Le module du coefficient de réflexion dépend peu de la fréquence alors que sa phase diminue avec la fréquence.

3.13 Ondes le long d'une corde de Melde

- 1. L'onde s_0 se propage dans le sens de (Ox) avec la célérité c donc :

$$s_0(x,t) = s_0 \left(0, t - \frac{x}{c} \right) = a_0 \cos \left(\omega \left(t - \frac{x}{c} \right) \right) = a_0 \cos(\omega t - kx).$$

- 2. L'onde s_1 provient de l'onde s_0 par réflexion sur la poulie donc : $s_1(L,t) = -rs_0(L,t) = -ra_0 \cos(\omega t - kL)$. De plus, s_1 se propage dans le sens inverse de (Ox) avec la célérité c , donc :

$$s_1(x,t) = s_1 \left(L, t - \frac{L-x}{c} \right) = -ra_0 \cos \left(\omega \left(t - \frac{L-x}{c} \right) - kL \right) = -ra_0 \cos(\omega t + kx - 2kL).$$

On trouve de la même manière : $s_2(t) = -r's_1(0,t) = rr'a_0 \cos(\omega t - 2kL)$, puis :

$$s_2(x,t) = s_2 \left(L, t - \frac{x}{c} \right) = rr'a_0 \cos(\omega t - kx - 2kL).$$

On en déduit : $s_3(t) = -rs_2(L,t) = -r^2r'a_0 \cos(\omega t - 3kL)$, puis :

$$s_3(x,t) = s_3 \left(L, t - \frac{L-x}{c} \right) = -r^2r'a_0 \cos(\omega t + kx - 4kL).$$

- 3. La phase initiale de s_0 au point d'abscisse x est égale à $-kx$; la phase initiale de s_2 au même point est égale à $-kx - 2kL$. Les deux ondes sont en phase en tout point à condition que :

$$2kL = 2n\pi, \text{ où } n \text{ est un entier.}$$

Si cette condition est vérifiée, les ondes s_1 et s_3 sont elles aussi en phase en tout point.

CHAPITRE 3 – SUPERPOSITIONS DE SIGNAUX

4. Par réflexion continue sur les extrémités de la corde, il existe une infinité d'ondes se propageant dans les deux sens. Les ondes se propageant dans un sens donné sont toutes en phase.

5. On peut réécrire $s(x, t)$ en utilisant la formule de sommation fournie :

$$s(x, t) = \frac{a_0}{1 - rr'} \cos(\omega t - kx) - \frac{ra_0}{1 - rr'} \cos(\omega t + ks).$$

L'amplitude est maximale en un point où les deux ondes sont en interférence constructive, c'est-à-dire aux points tels que : $kx = -kx + \pi + 2p\pi$ (attention au signe – devant le deuxième terme) où p est un entier soit :

$$x = \frac{(2p+1)\pi}{2k} = \frac{2p+1}{2n}L.$$

L'entier p est compris entre 0 et $n-1$ puisque x est compris entre 0 et L . Ces points sont les ventres de vibration.

La valeur maximale de l'amplitude est : $A_{\max} = \frac{a_0}{1 - rr'} + \frac{ra_0}{1 - rr'} = a_0 \frac{1+r}{1-rr'}$.

6. L'amplitude est minimale en un point où les deux ondes sont en interférence destructive, c'est-à-dire aux points tels que : $kx = -kx + 2p\pi$ où p est un entier soit :

$$x = \frac{p\pi}{k} = \frac{p}{n}L.$$

L'entier p est compris entre 0 et n puisque x est compris entre 0 et L . Ces points sont les nœuds de vibration.

La valeur minimale de l'amplitude est : $A_{\min} = \frac{a_0}{1 - rr'} - \frac{ra_0}{1 - rr'} = a_0 \frac{1-r}{1-rr'}$.

7. On a : $\frac{1-r}{1+rr'} \simeq 1$ et $\frac{1+r}{1-rr'} \simeq 10$. C'est un système de deux équations à deux inconnues dont la solution est : $r \simeq 0,8$ et $r' \simeq 1$.

Onde lumineuse

4

Ce chapitre est consacré aux ondes associées aux phénomènes lumineux. Après avoir donné les ordres de grandeurs relatifs aux ondes lumineuses, on caractérise les différentes sources de lumière par leur spectre. On présente ensuite dans le cas de la lumière le phénomène de diffraction qui est commun à tous les types d'onde. Enfin, le caractère particulier des ondes lumineuses, ondes vectorielles, est mis en valeur par l'étude de la polarisation.

1 L'onde lumineuse

1.1 Existence et nature de l'onde lumineuse

La nature de la lumière a fait l'objet d'une controverse scientifique aux XVII^e et XVIII^e siècles entre les partisans de deux théories :

- la théorie corpusculaire, initiée par Newton ; selon laquelle la lumière est faite de particules émises par les corps lumineux ;
- la théorie ondulatoire, initiée par Hooke et développée par Huygens, selon laquelle la lumière est une onde.

Au XIX^e siècle, la découverte des phénomènes d'interférences lumineuses, par Young et Fresnel notamment, prouva de manière indéniable l'existence d'une onde lumineuse. Toutefois, on ne connaissait pas la nature physique de la grandeur qui se propage avec cette onde. La question fut résolue à la fin du XIX^e, quand Maxwell établit théoriquement l'existence d'ondes électromagnétiques se propageant dans le vide à une vitesse égale à la vitesse de la lumière. Il est depuis établi que la lumière est une **onde électromagnétique**.

On verra dans le chapitre *Introduction au monde quantique* que les découvertes faites au XX^e siècle ont conduit à la conclusion que la lumière a aussi une nature corpusculaire.

1.2 Célérité de l'onde lumineuse

a) Célérité de la lumière dans le vide

L'ordre de grandeur de la vitesse de propagation de la lumière ($10^8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$) a été trouvé au XVII^e siècle par le danois O.C. Römer qui le déduisit de l'analyse d'observations des satellites de Jupiter. Cette vitesse est tellement élevée que Descartes la pensait infinie et qu'une tentative de mesure directe par Galilée n'avait pas abouti (il s'agissait de mesurer le temps

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

d’aller-retour de la lumière sur une distance de deux fois 3 km, mais ce temps qui est de l’ordre de 10^{-7} s, n’était pas mesurable avec les moyens de l’époque). Au XIX^e siècle des savants français inventèrent des dispositifs terrestres pour mesurer la vitesse de lumière : la roue dentée de H. Fizeau et le miroir tournant de L. Foucault. En 1929, l’américain A. Michelson réalisa, avec un miroir tournant, la première mesure de la **célérité de la lumière dans le vide** dont le résultat est compatible avec la valeur admise à l’heure actuelle :

$$c = 2,99792458 \cdot 10^8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

Cette valeur est actuellement fixée par convention : le mètre est par définition la distance parcourue par la lumière en $\frac{1}{299792458}$ s. Il faut retenir la valeur approchée :

$$c \simeq 3,00 \cdot 10^8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

b) Célérité de la lumière dans un milieu transparent, indice optique

Dans un milieu transparent quelconque la vitesse de propagation de l’onde lumineuse est :

$$v = \frac{c}{n},$$

où n est l’**indice optique** du milieu transparent. L’indice optique est un nombre sans dimension, supérieur à 1. Par exemple, l’indice optique de l’eau est 1,33, l’indice optique d’un verre courant est 1,5 mais on sait fabriquer des verre d’indice allant jusqu’à 1,8 (verre à fort indice). Un indice optique particulièrement élevé est celui du diamant qui vaut 2,4.

L’indice de l’air est très proche de 1 et dépend fortement de la température et de la pression. Dans les conditions normales de température et de pression, soit une pression égale à 1 bar et une température égale à 273 K, il vaut 1,000 293 . Le plus souvent on assimile l’indice de l’air à 1 ce qui revient à confondre ce milieu de propagation avec le vide.

Remarque

L’indice optique d’un milieu transparent dépend de la fréquence de l’onde lumineuse. Ainsi les différentes composantes sinusoïdales d’un signal lumineux ne se propagent pas toutes à la même vitesse. C’est le phénomène de **dispersion**, qui est responsable de la décomposition de la lumière par un prisme.

1.3 Longueurs d’onde et fréquences optiques

a) Lumière monochromatique

Les ondes lumineuses sinusoïdales sont appelées **ondes monochromatiques**.

Il s’agit d’un modèle théorique dont l’importance vient du fait que les lumières réelles sont composées de lumières monochromatiques.

b) Longueur d’onde dans le vide et couleur

La longueur d’onde λ d’une lumière monochromatique dépend du milieu transparent dans lequel la lumière se propage. On prend pour référence la longueur d’onde dans le vide λ qui est très peu différente de la longueur d’onde dans l’air. Cette longueur d’onde est mesurée dans une expérience d’interférences d’ondes lumineuses.

La longueur d’onde dans le vide λ d’une lumière monochromatique est comprise entre 400 nm et 750 nm. Ces longueurs d’onde délimitent le **domaine visible**.

Chaque valeur de λ correspond à une couleur donnée. De la plus petite à la plus grande on trouve, dans l’ordre, les couleurs de l’arc-en-ciel : violet, bleu, vert, jaune, orange, rouge. Il faut connaître la correspondance approximative entre couleur et longueur d’onde dans le vide qui est donnée dans le tableau 4.1.

λ (nm)	500	550	600	650
Couleur	bleu	vert	jaune orangé	rouge

Tableau 4.1 – Correspondance entre longueur d’onde dans le vide λ et couleur.

Remarque

Les couleurs des lumières monochromatiques sont les couleurs pures. D’autres couleurs peuvent être obtenues par superposition de lumières monochromatiques.

c) Fréquences optiques

La fréquence d’une onde lumineuse monochromatique de longueur d’onde dans le vide λ est : $f = \frac{c}{\lambda}$. Les fréquences du domaine visible sont donc comprises entre $4,0.10^{14}$ Hz et $7,9.10^{14}$ Hz. On retiendra comme ordre de grandeur de la fréquence de l’onde lumineuse la valeur moyenne :

$f = 6.10^{14}$ Hz.

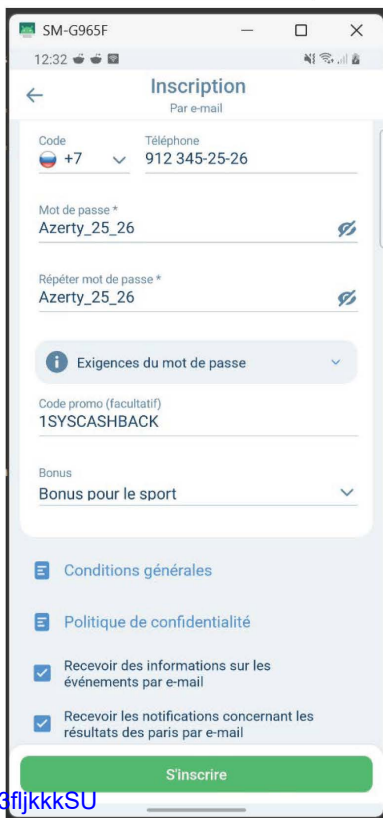
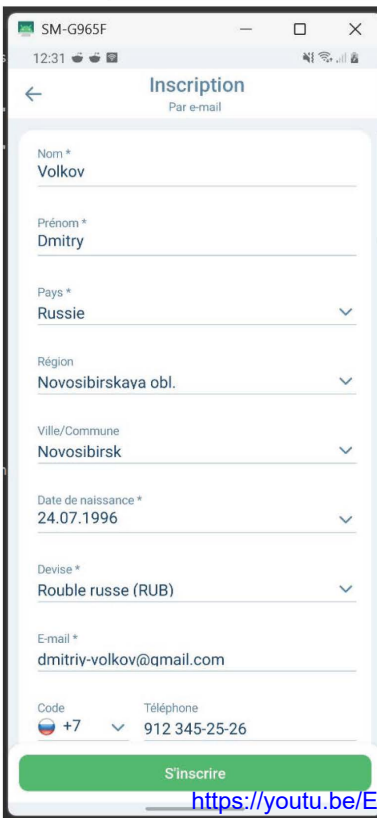
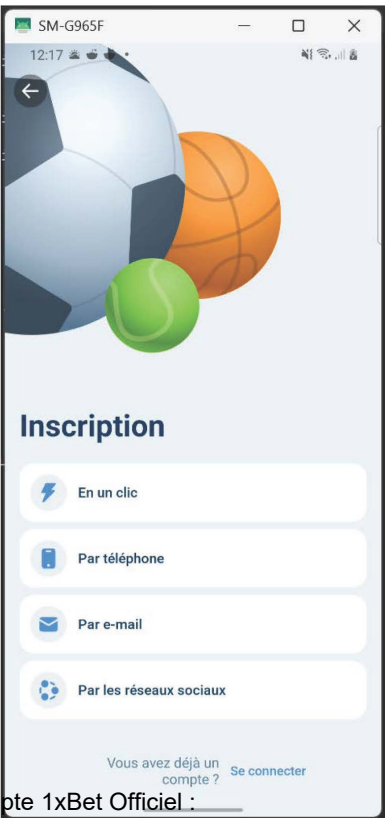
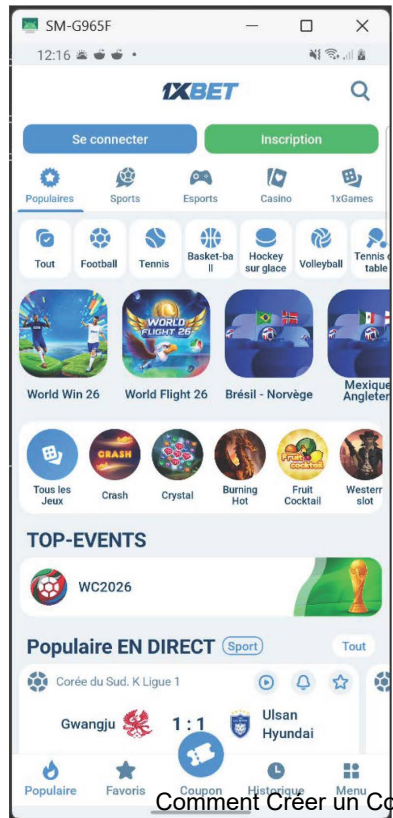
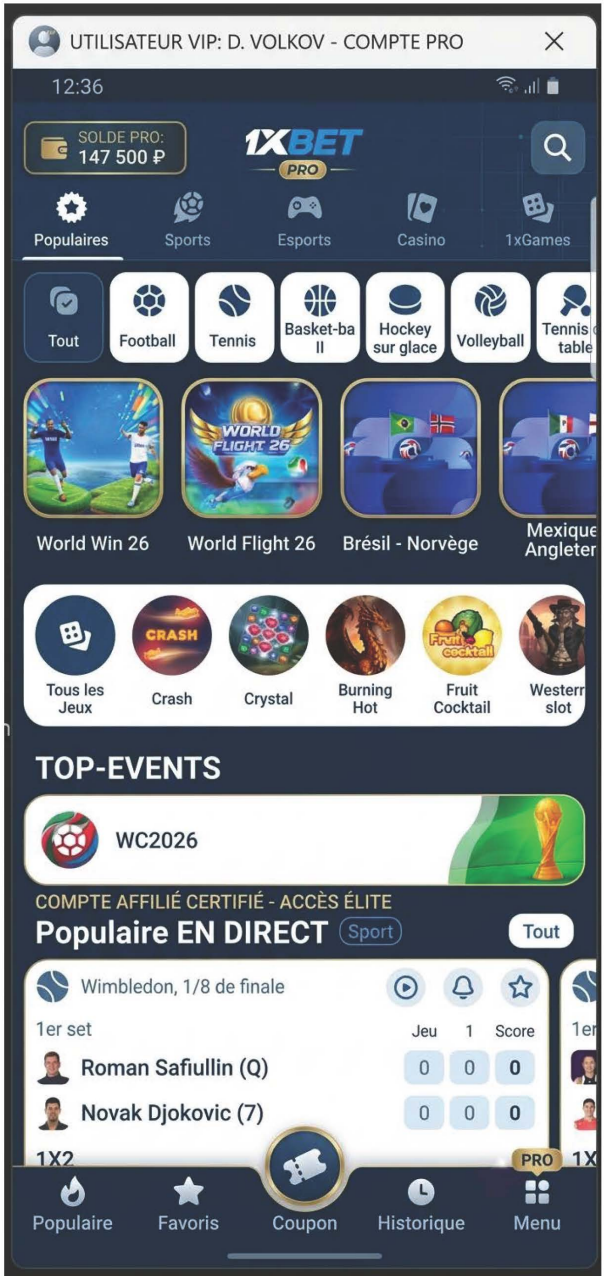
d) Longueur d’onde dans un milieu transparent

La longueur d’onde d’une onde lumineuse de fréquence f dans un milieu transparent d’indice n dans lequel la célérité de l’onde est $v = \frac{c}{n}$ est donnée par :

$\lambda' = \frac{v}{f} = \frac{c}{nf}$ soit $\lambda' = \frac{\lambda}{n}$.

Une onde lumineuse qui passe d’un milieu transparent à un autre garde sa fréquence mais change de longueur d’onde. La couleur est liée à sa fréquence.

Trouver la bibliothèque des livres ici : <https://1024terabox.com/s/1mg0wxl22G8NjM8MA2RzgFw>



Comment Créer un Compte 1xBet Officiel :

<https://youtu.be/Eu3fjkkksU>

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

2 Récepteurs lumineux, éclairage

2.1 Comparaison avec les récepteurs d'onde sonore

Dans le cas des ondes sonores il existe des microphones sensibles à la surpression sonore $p(x, t)$. Ainsi, un micro placé à l'abscisse x_{micro} donne une tension électrique :

$$u(t) = Kp(x_{\text{micro}}, t)$$

où K est une constante. On a vu que ce signal contient des fréquences comprises entre 20 Hz et 20 kHz qui sont des fréquences habituelles pour un signal en électronique. Ainsi on peut utiliser l'oscilloscope ou une carte d'acquisition pour visualiser le chronogramme du signal ou obtenir son spectre. Dans le cas où le signal est sinusoïdal on peut mesurer son amplitude, déterminer son déphasage par rapport à un autre signal.

Il en va tout autrement dans le cas des ondes lumineuses. Les fréquences de ces ondes (de l'ordre de 10^{15} Hz) sont très supérieures aux fréquences de signaux que l'on peut traiter en électronique. La variation temporelle de l'onde est bien trop rapide pour tous les systèmes réalisables.

Un récepteur lumineux n'est pas sensible au signal de l'onde mais à la puissance lumineuse moyenne qu'il reçoit. Il fournit un signal proportionnel non pas à $s(x_{\text{récepteur}}, t)$, mais à $\langle (s(x_{\text{récepteur}}, t))^2 \rangle$ qui est la moyenne dans le temps du carré du signal. On verra dans le chapitre *Filtrage* que la moyenne du carré d'un signal sinusoïdal est égale à la moitié du carré de son amplitude. Ainsi, si le signal de l'onde lumineuse reçue est $s(x_{\text{récepteur}}, t) = A \cos(\omega t + \varphi)$, la tension électrique fournie par le récepteur est :

$$u = K \langle (s(x_{\text{récepteur}}, t))^2 \rangle = K \times \frac{1}{2} A^2,$$

où K est une constante. Ce signal est indépendant du temps.

Expérience

Dans deux expériences parallèles on étudie l'évolution du signal fourni par un récepteur lorsqu'on l'éloigne progressivement d'une source de petite dimension. La position du récepteur est repérée par une abscisse x mesurée sur une règle ; la distance de l'émetteur au récepteur est $d = d_0 + x$ où d_0 est une valeur constante non connue. On mesure le signal fourni par le récepteur pour différentes valeurs de x à l'aide d'un voltmètre numérique.

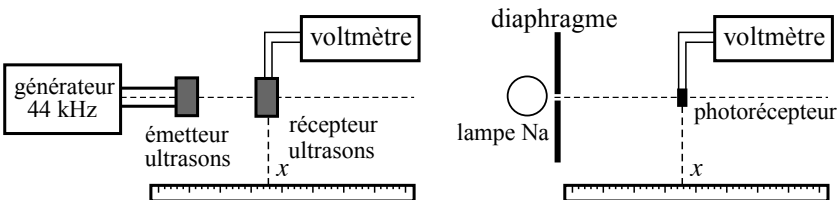


Figure 4.1 – Étude de l'évolution du signal mesuré en fonction de la distance entre l'émetteur et le récepteur.

Tutoriel Inscription 1xBet Pro

Créer un compte 1xBet VIP

Découvrez la méthode PRO étape par étape pour réussir votre inscription et débloquer le **Bonus Maximum** dès aujourd'hui.

▶ **Regarder le Tutoriel Vidéo**

Cliquez sur le bouton ci-dessus pour lancer la vidéo officielle sur YouTube

Lors de l'inscription, utilisez le Code Promo :

1SYSCASHBACK

M'inscrire sur 1xBet

N'oubliez pas de renseigner le code promo 1SYSCASHBACK pour activer votre bonus VIP.

Dans le cas de l'onde ultrasonore, le voltmètre est en position « tension alternative » et il donne la valeur efficace du signal, c'est-à-dire son amplitude divisée par $\sqrt{2}$ (voir chapitre *Régime sinusoïdal forcé*). La valeur U mesurée décroît lorsque x augmente.

En traçant $\frac{1}{U}$ en fonction de x on obtient une droite.

Ce résultat correspond au fait que l'amplitude de l'onde émise par une source de petite taille est proportionnelle à $\frac{1}{d}$, inverse de la distance à la source. Cette décroissance de l'amplitude correspond à la condition de conservation de l'énergie de l'onde qui, au fur et à mesure que l'on s'éloigne de la source, est diluée dans l'espace.

Dans le cas de l'onde lumineuse, le voltmètre est en position « tension continue ».

La valeur U mesurée décroît plus rapidement lorsque x augmente. En traçant $\frac{1}{\sqrt{U}}$ en fonction de x on obtient une droite. La valeur mesurée est dans ce cas proportionnelle à $\frac{1}{d^2}$ c'est-à-dire au carré de l'amplitude de l'onde.

Un récepteur de lumière fournit un signal proportionnel au **carré de l'amplitude** d'une onde lumineuse monochromatique.

2.2 Exemples de récepteurs d'onde lumineuse

Le tableau 4.2 donne les caractéristiques de quelques détecteurs électroniques fournissant un signal électrique (tension ou intensité suivant le cas) proportionnel à la puissance lumineuse reçue. Ils sont caractérisés par

- leur sensibilité ;
- leur temps de réponse, intervalle de temps minimum entre deux signaux captés séparément.

récepteur	sensibilité	temps de réponse
photodiode	0,1 A.W ⁻¹	10 ⁻⁶ s
photorésistance	100 A.W ⁻¹	10 ⁻² s
thermopile	1 V.W ⁻¹	1 s

Tableau 4.2 – Quelques récepteurs lumineux électroniques.

Le capteur CCD, initiales du nom anglais *Charge - Coupled Device*, est l'élément sensible des appareils photographiques numériques. Il fournit pour chaque pixel de l'image les valeurs des trois puissances lumineuses pour les trois couleurs rouge, vert et bleu du système RGB. Un capteur de 12 millions de pixels est typiquement un tableau rectangulaire de 4000 × 3000 cellules comportant chacune 4 photorécepteurs (1 pour le rouge, 2 pour le vert et 1 pour le bleu) et dont la taille est de l'ordre de quelques micromètres. Son temps de réponse est inférieur à 10⁻²s.

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

2.3 Éclairement

On appelle **éclairement** $\mathcal{E}$ la puissance lumineuse moyenne reçue par unité de surface sur une surface perpendiculaire à la direction de propagation de l'onde. L'éclairement se mesure en W.m^{-2} .

Ainsi, une surface S perpendiculaire à la direction de propagation de l'onde lumineuse reçoit une puissance moyenne :

$$\mathcal{P} = \mathcal{E} \times S.$$

On montre, avec la théorie des ondes électromagnétiques, que l'éclairement en un point d'abscisse x est proportionnel à la moyenne du carré du signal associé à l'onde en ce point :

$$\mathcal{E}(x) \propto \langle s(x,t)^2 \rangle.$$

Si l'onde est sinusoïdale, l'éclairement est ainsi proportionnel au carré de l'amplitude A :

$$\mathcal{E} = kA^2,$$

où k est une constante que l'on ne précise pas en général. L'éclairement est la grandeur associée à l'onde lumineuse que l'on est capable de mesurer.

2.4 Éclairement spectral

Les ondes lumineuses réelles sont des superpositions d'ondes sinusoïdales. Les éclairements des différentes composantes sinusoïdales s'ajoutent entre eux. Ainsi, l'éclairement correspondant au signal lumineux $s(x,t) = \sum_i A_i \cos\left(\omega_i \left(t - \frac{x}{c}\right) + \varphi_i\right)$ est :

$$\mathcal{E} = k \sum_i A_i^2.$$

Dans le cas d'un signal au spectre continu : $s(x,t) = \int_0^\infty A(\omega) \cos\left(\omega \left(t - \frac{x}{c}\right) + \varphi(\omega)\right) d\omega$, l'éclairement est de même :

$$\mathcal{E} = k \int_0^\infty A(\omega)^2 d\omega = \int_0^\infty \mathcal{E}_\omega(\omega) d\omega,$$

où l'on a posé $\mathcal{E}_\omega = kA(\omega)^2$.

On appelle **éclairement spectral** $\mathcal{E}_\omega(\omega)$ ou $\mathcal{E}_\lambda(\lambda)$ les fonctions donnant la répartition de l'énergie lumineuse selon les pulsations ou les longueurs d'onde telles que :

$$\mathcal{E} = \int_0^\infty \mathcal{E}_\omega(\omega) d\omega = \int_0^\infty \mathcal{E}_\lambda(\lambda) d\lambda.$$

3 Les sources lumineuses

3.1 Les sources de lumière blanche

Une **lumière blanche** est une lumière dont le spectre est continu et contient toutes les longueurs d'onde du domaine visible.

C'est le cas de la *lumière du Soleil* dont le spectre représenté sur la figure 4.2 contient ces longueurs d'onde avec un poids sensiblement égal.

Les *lampes à filament* fonctionnent sur le principe de l'émission thermique : émission de lumière par un corps chaud. Elles émettent un spectre continu, assez pauvre en courtes longueurs d'onde ce qui explique l'aspect jaune de cette lumière (voir figure 4.2). L'émission de lumière visible s'accompagne aussi d'une forte émission dans le domaine des infrarouges, ce qui a pour effet de chauffer la lampe et faire diminuer très fortement le rendement énergétique.

Les *lampes dites « à économie d'énergie »* fonctionnent différemment. Un tube à décharge, analogue à celui d'une lampe spectrale (voir paragraphe suivant) produit une lumière au spectre discret. Cette lumière est en partie absorbée par une substance fluorescente qui réémet une lumière au spectre continu. Le spectre de la lumière émise contient des pics correspondant aux longueurs d'onde émises par le tube à décharge superposés au spectre continu de la fluorescence (voir figure 4.3).

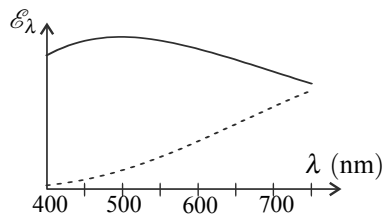


Figure 4.2 – Spectres de la lumière solaire (trait plein) et de la lumière d'une lampe à filament (pointillé).

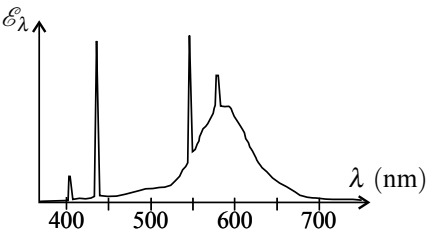


Figure 4.3 – Spectre d'une lampe « à économie d'énergie ».

3.2 Les lampes spectrales

L'élément central d'une **lampe spectrale** est une ampoule contenant un élément sous forme de vapeur dans laquelle on provoque une décharge électrique entre deux électrodes. Lorsque la lampe est mise sous tension, des électrons circulent entre les électrodes, accélérés par le champ électrique qui règne et entrent en collision avec les atomes de la vapeur. Ces atomes sont ainsi portés dans un état excité et se désexcitent en émettant des photons, dont l'énergie est égale à la différence d'énergie entre deux niveaux d'énergie de l'atome.

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

Une **lampe spectrale** émet une série de longueurs d'onde caractéristique de l'élément qu'elle contient. Le spectre est constitué de pics fins appelés **raies spectrales**.

La figure 4.4 montre l'allure du spectre d'une lampe au mercure utilisée en travaux pratiques : on trouve principalement une raie violette (404,7 nm), une raie indigo (435,8 nm), une raie verte (546,1 nm) et un doublet jaune orangé (577,0 et 579,1 nm) non résolu sur la figure. Il existe aussi une raie ultraviolette assez importante, qui est en dehors de la figure. La lumière d'une lampe au sodium (utilisée en travaux pratiques ou pour l'éclairage urbain) est jaune orangé et contient essentiellement deux longueurs d'onde très voisines 589,0 et 589,6 nm. C'est le « doublet jaune » du sodium.

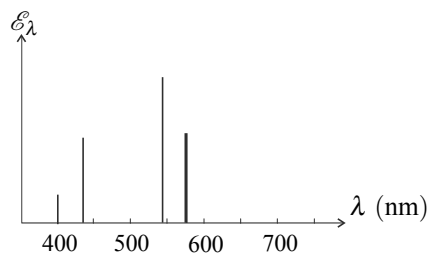


Figure 4.4 – Spectre d'une lampe au mercure (basse pression).

3.3 Faisceau laser

La lumière d'un **faisceau laser** présente une raie spectrale unique beaucoup plus fine qu'une raie de lampe spectrale.

Les plus courants sont les lasers hélium-néon et les diodes laser à semi-conducteurs. Les lasers hélium-néon les plus répandus émettent une radiation rouge de longueur d'onde 633 nm. Le faisceau laser présente une divergence très faible. Il se caractérise aussi par un éclairement exceptionnellement élevé, ce qui fait qu'il est dangereux de le recevoir dans l'œil.

4 Rayon lumineux et source ponctuelle

4.1 Expérience

Expérience

Une lanterne, source de lumière blanche, est munie d'un condenseur, système optique convergent (voir chapitre *Optique géométrique*) permettant de concentrer la lumière sur un diaphragme de très petite ouverture. Le faisceau traversant le diaphragme éclaire un objet plan (par exemple une grille dessinée sur papier calque). Sur l'écran on observe une ombre de même forme que l'objet. La taille de cette ombre double si

l'on double la distance D entre l'écran et le diaphragme ; elle est divisée par deux si l'on double la distance d entre l'objet et le diaphragme.

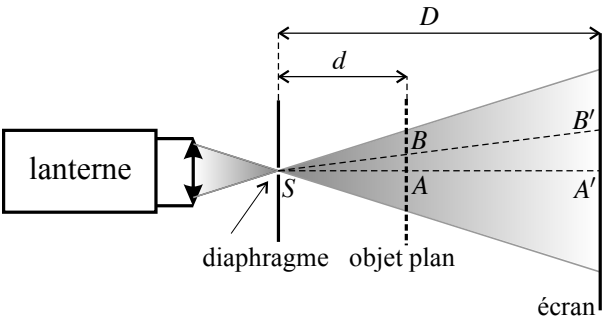


Figure 4.5 – Mise en évidence de la propagation rectiligne de la lumière.

Cette expérience suggère que la lumière atteint l'écran en se propageant le long de trajectoires rectilignes passant par le centre S du diaphragme. Ainsi, aux points A et B de l'objet correspondent des points A' et B' sur l'écran dans le prolongement des droites (SA) et (SB) , et d'après le théorème de Thalès :

$$A'B' = AB \times \frac{D}{d},$$

relation qui correspond bien aux observations.

4.2 Définition d'un rayon lumineux

Les **rayons lumineux** sont les lignes le long desquelles l'onde lumineuse se propage. Ce sont aussi les trajectoires selon lesquelles l'énergie lumineuse se déplace.

Remarque

Dans une vision corpusculaire du phénomène lumineux, les rayons lumineux sont les trajectoires des corpuscules de lumière.

4.3 Propagation rectiligne

L'expérience précédente suggère la **loi de la propagation rectiligne de la lumière** selon laquelle la lumière se propage en ligne droite.

La propagation rectiligne est observée la plupart du temps mais n'est pas un fait général.

Le phénomène de diffraction, étudié au paragraphe 5, met en difficulté la notion même de rayon lumineux.

D'autre part, elle n'est vérifiée que si le milieu de propagation est homogène (milieu dans lequel l'indice est le même en tout point). Dans un milieu inhomogène (milieu dans lequel l'indice n'est pas le même en tout point), les rayons lumineux sont courbés. C'est le phénomène de mirage qui trompe le cerveau humain habitué à la propagation rectiligne de la lumière.

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

4.4 Modèle de la source ponctuelle et monochromatique

a) Source ponctuelle

Une **source ponctuelle** S est une source de dimensions infiniment petites, assimilable à un point tel que :

- les rayons lumineux sont les droites issues de S ;
- les points situés sur une même sphère de centre S (tels que les points M et N sur la figure) reçoivent des signaux identiques.

Dans l'expérience du paragraphe 4.1 on peut assimiler le centre S du très petit diaphragme à une source ponctuelle.

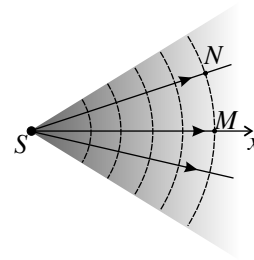


Figure 4.6 – Modèle de la source ponctuelle.

b) Source ponctuelle et monochromatique

Une **source ponctuelle et monochromatique** est une source ponctuelle émettant une onde lumineuse monochromatique, c'est-à-dire purement sinusoïdale. L'onde de cette source se propage le long des rayons lumineux. Tout axe (Sx) d'origine S est un rayon lumineux et on peut écrire le long de ce rayon :

$$s(x,t) = A(x) \cos(\omega t + \varphi(x)).$$

L'amplitude $A(x)$ décroît avec x car l'énergie de l'onde se dilue sur des surfaces sphériques de plus en plus grandes au fur et à mesure de la propagation. On admettra qu'elle se met sous la forme : $A(x) = \frac{\alpha}{x}$ où α est une constante.

La phase initiale en M est égale à la phase initiale à la source φ , moins le déphasage dû au délai de propagation $\tau = \frac{x}{c}$ entre la source et M , soit :

$$\varphi(x) = \varphi - \omega \tau = \varphi - \frac{\omega}{c} x = \varphi - kx.$$

Finalement :

Le signal d'une source ponctuelle monochromatique S de pulsation ω , est donné en tout point d'un axe (Sx) d'origine S par :

$$s(x,t) = \frac{\alpha}{x} \cos(\omega t - kx + \varphi),$$

où α est une constante et $k = \frac{\omega}{c}$.

c) Réalisation d'une source ponctuelle monochromatique

Le dispositif lampe + système convergent + diaphragme vu au paragraphe 4.1 permet d'avoir une source ponctuelle. Pour qu'elle soit monochromatique il faut utiliser une lampe spectrale

dont on isole une raie avec un filtre de type interférentiel (ce type de filtre est beaucoup plus sélectif qu'un verre coloré).

La lumière d'un laser est presque idéalement monochromatique. En faisant converger le faisceau à l'aide d'un objectif de microscope, objectif de très courte distance focale (voir le chapitre *Optique géométrique*) on obtient une source ponctuelle et monochromatique située au point de convergence du faisceau.

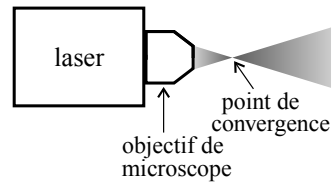


Figure 4.7 – Réalisation d'une source ponctuelle monochromatique avec un laser.

5 La diffraction de la lumière

5.1 Diffraction par une fente

a) Mise en évidence du phénomène

Un faisceau laser fournit pratiquement un rayon lumineux que l'on peut voir, dans l'obscurité, en envoyant un peu de poussière de craie dans le faisceau. Le faisceau a un diamètre non nul, de l'ordre de quelques millimètres. On peut chercher à isoler un rayon lumineux de ce faisceau en le faisant passer à travers une fente de très faible largeur, 0,1 mm par exemple. Le résultat de l'expérience est représenté sur la figure 4.8.

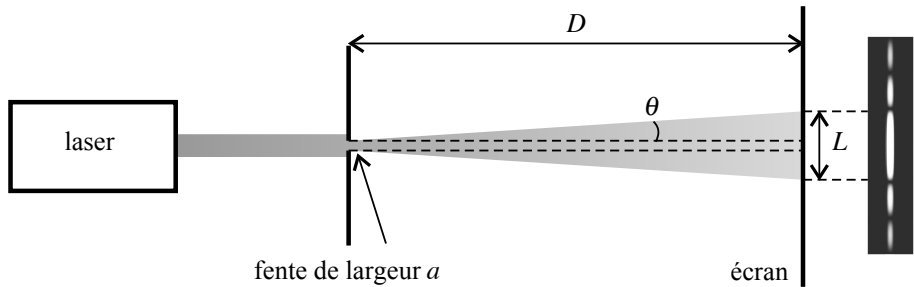


Figure 4.8 – Diffraction d'un faisceau laser par une fente fine.

Alors qu'on s'attendrait à voir sur l'écran une tache lumineuse de même largeur que la fente (trajet de la lumière en pointillé), on observe que plus la largeur de la fente est faible plus la lumière s'étale sur l'écran.

De plus on voit sur l'écran une figure formée d'une tache centrale, très lumineuse, entourée de taches beaucoup moins lumineuses et deux fois moins larges (voir figure 4.8).

Le phénomène qui apparaît dans cette expérience est la **diffraction**.

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

b) Étude quantitative

Expérience

On dispose d'un faisceau laser de longueur d'onde $\lambda = 633 \text{ nm}$, de fentes calibrées qui ont les largeurs suivantes : $a = 100, 150, 200, 250$ et $300 \mu\text{m}$. Les fentes et l'écran sont montés sur un banc d'optique, ce qui permet de contrôler la distance D qui les sépare et de la faire varier entre 1 m et 1,80 m. On réalise les mesures suivantes :

1. On place l'écran à une distance donnée, $D_0 = 1,80 \text{ m}$, de la fente sur laquelle on envoie le faisceau laser. En mesurant la largeur L de la tache centrale de diffraction on montre que :

$$L = \frac{A}{a} \quad \text{où } A \text{ est une constante.}$$

Dans un essai on a trouvé : $A = (11 \pm 0,5) \cdot 10^{-7} \text{ m}^2$.

2. On prend la fente de largeur $a_0 = 150 \mu\text{m}$ et on déplace l'écran sur le banc d'optique pour faire varier la distance D . En mesurant à chaque fois la largeur L de la tache centrale de diffraction on montre que :

$$L = B \times D \quad \text{où } B \text{ est une constante.}$$

Dans un essai on a trouvé : $B = (4,1 \pm 0,2) \cdot 10^{-3}$.

La deuxième expérience suggère que le faisceau diffracté a une ouverture angulaire constante. En notant θ le demi-angle d'ouverture (voir figure 4.8) on a : $L = a + D \tan \theta \simeq D\theta$ car $a \ll L$ et $\theta \ll 1$. La première expérience montre alors que $\theta = \frac{C}{a}$ avec $C = \frac{A}{D_0} = (6,1 \pm 0,3) \cdot 10^{-7} \text{ m}$, valeur proche de la longueur d'onde du laser.

c) Loi de la diffraction par une fente

La loi expérimentale trouvée est : $\theta = \frac{\lambda}{a}$. En fait, dans l'expérience, l'angle θ reste petit et la théorie de la diffraction établit une expression plus exacte qui est : $\sin \theta = \frac{\lambda}{a}$.

Le faisceau diffracté par une fente de largeur a a un demi-angle d'ouverture θ , correspondant à la tache centrale de la figure de diffraction, vérifiant la relation :

$$\sin \theta = \frac{\lambda}{a}.$$

Le phénomène de diffraction n'est perceptible que si l'angle θ n'est pas trop petit.

Pour que la diffraction soit observable il faut que la largeur de la fente ait un ordre de grandeur compris entre celui de λ et celui de 100λ .

Remarque

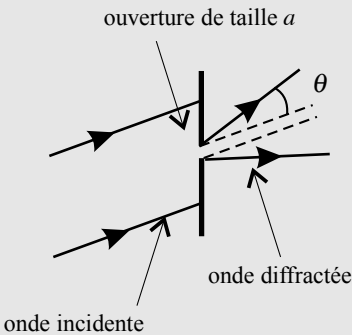
Dans l'expérience ci-dessus, la plus grande largeur de fente valait 473λ .

d) Généralisation : diffraction par une ouverture

Lorsqu'une onde lumineuse traverse une ouverture de taille comparable à la longueur d'onde elle est **diffractée**.

Le phénomène de **diffraction** se manifeste par un étalement angulaire du faisceau lumineux après l'ouverture, avec un demi-angle d'ouverture θ dont l'ordre de grandeur est lié à la taille caractéristique a de l'ouverture par :

$$\sin \theta \sim \frac{\lambda}{a}.$$



5.2 Universalité du phénomène de diffraction

Le phénomène de diffraction peut être observé avec tous les types d'ondes.

La diffraction des ondes sonores intervient constamment. L'onde correspondant à une voix d'homme a une fréquence moyenne $f = 125 \text{ Hz}$, pour laquelle la longueur d'onde dans l'air est $\lambda = \frac{c_{\text{son}}}{f} = \frac{340}{125} = 2,7 \text{ m}$. On voit donc qu'une porte de largeur 83 cm diffracte le son de la voix parlée.

La figure 4.10 montre la diffraction d'une onde sur une cuve à ondes. L'onde se propage perpendiculairement aux rides observées. Ainsi l'onde incidente se propage dans la direction perpendiculaire à l'ouverture et l'onde diffractée se propage dans toutes les directions. On remarque que la largeur de l'ouverture est environ égale à 2,5 fois la longueur d'onde.

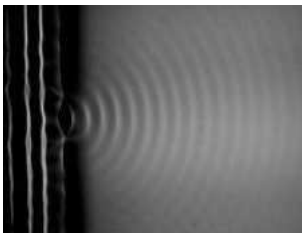


Figure 4.10 – Diffraction sur une cuve à ondes.

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- valeur de la célérité de la lumière dans le vide
- longueurs d'onde délimitant le domaine visible
- ordre de grandeur des fréquences optiques
- expression de la célérité de la lumière dans un milieu transparent
- expression de la longueur d'onde dans un milieu transparent
- allure du spectre d'une lumière blanche
- allure du spectre d'une lampe spectrale
- allure du spectre d'un faisceau laser
- notion de rayon lumineux
- modèle de la source ponctuelle monochromatique
- phénomène de diffraction

SAVOIR-FAIRE

- relier la longueur d'onde dans le vide et la couleur
- caractériser une source lumineuse par son spectre
- utiliser la relation $\sin \theta \sim \frac{\lambda}{a}$ entre l'échelle angulaire du phénomène de diffraction et la taille de l'ouverture
- choisir les conditions expérimentales permettant de mettre en évidence le phénomène de diffraction

MOTS-CLÉS

- | | | |
|--------------------------|------------------|---------------------|
| • lumière | • indice optique | • rayon lumineux |
| • onde monochromatique | • couleur | • source ponctuelle |
| • célérité de la lumière | • spectre | • diffraction |

S'ENTRAÎNER

4.1 Doublage de fréquence (★)

Le rayon laser utilisé à l'observatoire du CERGA pour mesurer la distance Terre-Lune est obtenu par doublage de fréquence à partir d'un laser de longueur d'onde $\lambda_1 = 1,064 \mu\text{m}$.

- 1. Quelle est la longueur d'onde λ_2 de la lumière envoyée vers la Lune ? Quelle est sa couleur ?
- 2. On envoie en fait des impulsions durant 0,1 ns. Calculer le nombre d'oscillations du signal lumineux dans une impulsion.

4.2 Cavité optique (★)

L'un des éléments essentiels d'un faisceau laser est une cavité optique résonante. On s'intéresse ici à une cavité plane, formée par deux miroirs plans parallèles séparés par une distance L .

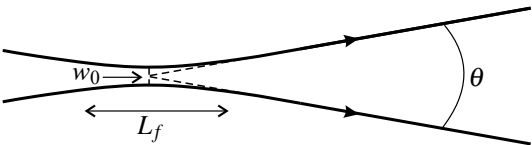
- 1. Exprimer la fréquence du mode propre d'ordre n de la cavité en fonction de L et n , sachant que l'onde lumineuse se propage orthogonalement aux miroirs et que le signal lumineux (champ électrique) est nul sur chacun des deux miroirs.
- 2. On donne $L = 5 \text{ cm}$. Pour quelles valeurs de n la fréquence du mode propre d'ordre n est-elle une fréquence optique ?
- 3. La cavité a-t-elle une influence déterminante sur la fréquence de l'onde laser ?

4.3 Mesure du diamètre d'un cheveu (★)

Comment s'y prendre pour mesurer le diamètre d'un cheveu (de l'ordre de $100 \mu\text{m}$) en utilisant un laser de longueur d'onde $\lambda = 633 \text{ nm}$, un écran, une règle de 20 cm graduée et un mètre ruban de 2 m ? Quelle précision maximum peut-on atteindre sachant que la règle et le mètre sont gradués en millimètres ?

4.4 Faisceau laser (★)

Un faisceau laser a en général la géométrie représentée sur la figure ci-dessous : il passe par une section de diamètre minimal w_0 (initiale du mot anglais *waist*) et en dehors d'une zone de largeur typique $L_f = \frac{w_0^2}{\lambda}$ autour de cette section, le faisceau est conique d'angle d'ouverture θ . La théorie permet d'établir la relation : $\theta = \frac{\lambda}{\pi w_0}$ où λ est la longueur d'onde.



- 1. Interpréter physiquement la relation entre w_0 et λ .

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

2. On désire utiliser un laser hélium-néon de longueur d'onde $\lambda = 633 \text{ nm}$ et de diamètre minimum $w_0 = 0,15 \text{ mm}$ comme pointeur. Quelle sera la précision du pointage à une distance de 2 m ? Quelles sont les précautions d'utilisation de ce dispositif?

3. Quelles sont les couleurs des lumières de longueur d'onde $\lambda_1 = 780 \text{ nm}$ et $\lambda_2 = 405 \text{ nm}$? Calculer le *waist* d'un laser tel que $L_f = 3 \text{ cm}$, dans le cas où sa longueur d'onde est λ_1 , puis λ_0 . Comment choisir λ pour enregistrer la plus forte densité d'informations sur un disque optique? Commenter.

4.5 Le laser-Lune (★★)

Pour mesurer la distance Terre-Lune avec une précision de quelques millimètres on envoie un faisceau laser en direction de la Lune. Une partie de la lumière du laser est réfléchiée par un rétroreflecteur, dispositif qui a la propriété de renvoyer la lumière dans la direction d'où elle arrive et qui a été déposé sur le sol lunaire par les astronautes de la mission Apollo 11 en 1969. Un télescope terrestre recueille ensuite une partie de la lumière renvoyée par le rétroreflecteur. La mesure précise de la durée τ de l'aller-retour de la lumière entre la surface terrestre et la surface lunaire permet de déduire la distance D entre ces surfaces.

1. Sachant que $D \simeq 3,76 \cdot 10^8 \text{ m}$, évaluer τ . La précision de l'horloge atomique utilisée étant de 50 ps , calculer la précision relative sur la valeur de τ .

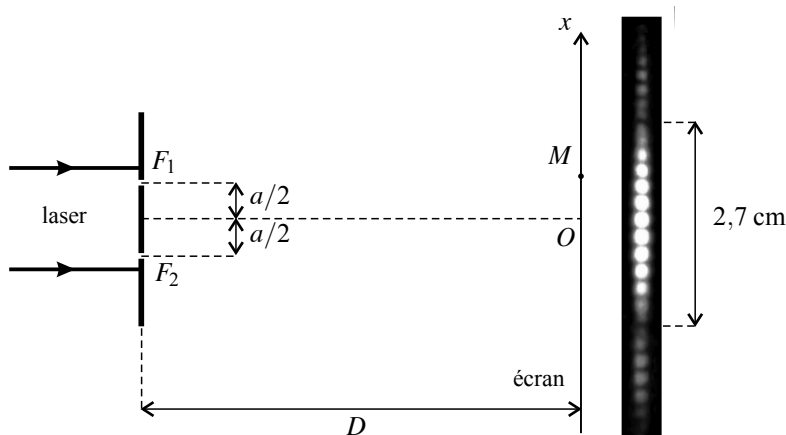
2. Le faisceau au départ de la Terre a un diamètre $a = 1,5 \text{ m}$ et sa longueur d'onde est $\lambda = 532 \text{ nm}$. Calculer son demi-angle d'ouverture sachant que le sinus de cet angle est égal à $1,22$ fois le sinus du demi-angle d'ouverture d'un faisceau diffracté par une fente de largeur a . Calculer le diamètre de la tache que fait le faisceau sur le sol lunaire.

3. Le rétroreflecteur est un carré de côté $\ell = 1 \text{ m}$. Calculer la fraction ρ de l'énergie lumineuse émise de la Terre qui est reçue par le rétroreflecteur.

4. Expliquer pourquoi le télescope récepteur à la surface de la Terre ne capte qu'une très petite fraction ρ' de la lumière réfléchiée par le rétroreflecteur. Au total, le flux lumineux reçu à l'arrivée est environ 10^{-17} fois le flux émis au départ. La diffraction est-elle la seule cause des pertes?

4.6 Fentes de Young (★★)

L'expérience des fentes de Young est une expérience classique permettant d'observer le phénomène d'interférences lumineuses. Le dispositif comprend un écran opaque percé de deux fentes identiques de très petite largeur $\varepsilon = 0,070 \text{ mm}$, parallèles entre elles et distantes de $a = 0,40 \text{ mm}$. On envoie un faisceau laser de longueur d'onde $\lambda = 633 \text{ nm}$ sur les fentes et on place un écran d'observation à distance $D = 1,5 \text{ m}$ derrière le dispositif (voir la figure sur laquelle les échelles ne sont, bien sûr, pas respectées).



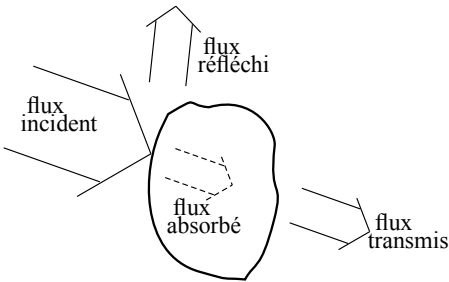
Sur l'écran on observe une figure symétrique autour d'un point O , la lumière se répartissant le long d'un axe (Ox) perpendiculaire aux fentes. On observe une tache centrale très lumineuse de largeur 2,7 cm dont l'éclairement est modulé et des taches latérales, deux fois plus étroites et beaucoup moins lumineuses présentant la même modulation de l'éclairement (voir figure). Le but de l'exercice est d'interpréter ces observations.

1. Exprimer la largeur L de la tache centrale de la figure de diffraction qu'on observerait sur l'écran s'il n'y avait qu'une seule fente de largeur ε . Montrer que les taches centrales de diffraction des deux fentes sont pratiquement confondues.
2. On appelle champ d'interférence l'intersection des taches centrales de diffraction. Il est centré en un point O situé à égale distance de fentes et peut être considéré d'après la question précédente comme le domaine $-\frac{L}{2} \leq x \leq \frac{L}{2}$ de l'axe (Ox) . Montrer que pour un point M du champ d'interférences et d'abscisse x on a : $MF_2 - MF_1 \simeq \frac{ax}{D}$.
3. Exprimer alors le déphasage entre les deux ondes arrivant en M en fonction de λ , a , D et x . Les deux ondes ont la même phase initiale à leur départ de F_1 et F_2 .
4. Trouver les coordonnées des points du champ d'interférences en lesquels il y a interférence constructive. Combien y en a-t-il ? Comparer à la photographie de l'écran.
5. Trouver les coordonnées des points en lesquels il y a interférence destructive. Quelle est la distance entre deux de ces points consécutifs ? Comparer à la photographie de l'écran.

APPROFONDIR

4.7 Redistribution sélective de la lumière (★)

Lors de l'impact de la lumière sur un objet quelconque on observe trois phénomènes : la lumière est réfléchi (c'est-à-dire renvoyée directement dans le milieu transparent d'où elle provient), transmise (elle traverse l'objet) ou absorbée. La partie absorbée de l'énergie lumineuse est en général convertie sous une forme d'énergie non visible : thermique, électrique, chimique, biologique ; chez les végétaux, elle actionne le processus de photosynthèse.



Les fractions de l'énergie lumineuse réfléchi, transmise et absorbée dépendent, pour un objet donné, de la longueur d'onde et sont notées respectivement : $R(\lambda)$, $T(\lambda)$ et $A(\lambda)$.

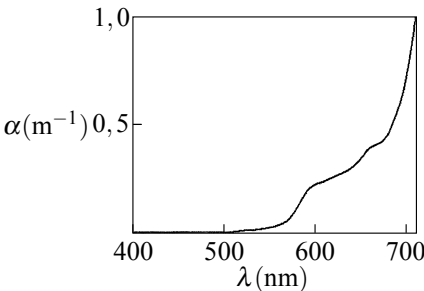
1. Justifier la relation, vérifiée pour toute longueur d'onde λ : $R(\lambda) + A(\lambda) + T(\lambda) = 1$.
2. Il y a deux types de réflexion : les surfaces polies réfléchissent la lumière à la manière d'un miroir (réflexion spéculaire) et les surfaces rugueuses réfléchissent la lumière en la renvoyant dans toutes les directions à la fois (réflexion diffuse). Une surface a un bon poli optique, si les aspérités superficielles sont inférieures au moins au dixième de la longueur d'onde la plus courte du spectre visible. Quelle est alors la dimension maximale de ces aspérités ?
3. Quel est l'aspect visuel d'un objet parfaitement absorbant pour toutes les longueurs d'onde ($A(\lambda) = 1$ quel que soit λ) ?
4. Une plante verte utilise-t-elle l'intégralité des radiations vertes dans son développement ?
5. Un tissu bleu est examiné à la lumière d'un néon ne contenant pas de radiations bleues. Décrire son apparence visuelle. Justifier la réponse.

4.8 Absorption de la lumière par l'eau (★)

Lorsqu'une lumière monochromatique de longueur λ traverse une épaisseur L d'eau, la puissance lumineuse est multipliée par le facteur de transmission :

$$T(\lambda) = \exp(-\alpha(\lambda)L),$$

où $\alpha(\lambda)$ est appelé coefficient d'absorption. La figure représente le coefficient d'absorption de l'eau en fonction de la longueur d'onde pour le spectre visible.

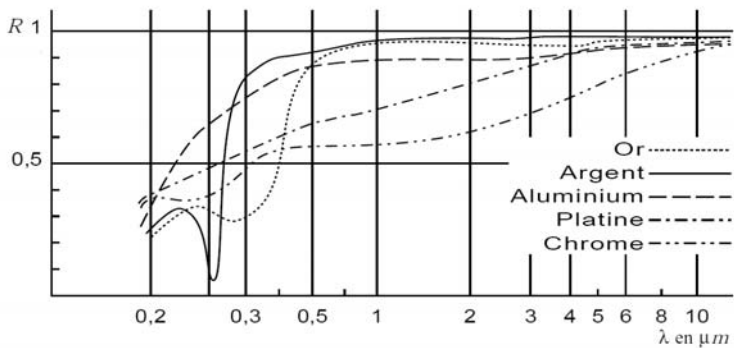


1. Quelle est d'après cette courbe la couleur de la radiation la plus absorbée par l'eau ? Pour cette radiation, quel est le facteur de transmission lorsque l'épaisseur traversée vaut 10 cm ? 2 m ? Quel est le facteur de transmission pour la longueur d'onde la moins absorbée ?

2. Un poisson rouge et blanc est photographié sous l’eau, à quelques mètres de profondeur. Quelle sont les couleurs du poisson sur la photo si elle a été prise sans flash ? avec flash ?

4.9 Réflectivité d’un métal (★)

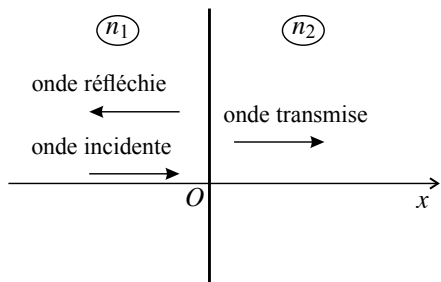
Lorsqu’une lumière monochromatique de longueur d’onde λ est réfléchiée par un métal, la puissance lumineuse est multipliée par $R(\lambda)$. La figure ci-après compare les coefficients de réflexion $R(\lambda)$ de divers métaux en fonction de la longueur d’onde.



1. Quel est le métal qui vous semble le plus adapté à la réalisation d’un bon miroir dans le domaine visible ? Estimer son coefficient de réflexion sur l’ensemble du visible.
2. Interpréter la couleur d’un miroir obtenu par dépôt d’une couche d’or.

4.10 Couche antireflet (★★)

1. Lorsqu’une onde lumineuse se propageant dans un milieu transparent d’indice n_1 arrive à la séparation avec un milieu transparent d’indice n_2 , cette onde, appelée onde incidente, donne naissance à une onde réfléchiée qui revient dans le milieu d’indice n_1 et une onde transmise qui se propage dans le milieu d’indice n_2 . On considère uniquement le cas de l’incidence normale : toutes les ondes se propagent dans la direction d’un axe (Ox), la surface de séparation entre les deux milieux transparents étant la surface $x = 0$ (voir figure).



De plus l’onde incidente est supposée monochromatique de fréquence f , ce qui fait que les ondes transmise et réfléchiée sont aussi monochromatiques et de même fréquence.

- a. L’onde réfléchiée et l’onde transmise ont-elles la même longueur d’onde que l’onde incidente ? Ont-elles la même couleur ?

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

b. La vibration lumineuse de l'onde incidente en 0 est : $s_i(0,t) = A_i \cos(2\pi ft - \varphi_i)$. Exprimer $s_i(x,t)$ en un point quelconque de l'axe (Ox).

c. La théorie électromagnétique permet d'établir que la vibration lumineuse de l'onde réfléchie vérifie : $s_r(0,t) = \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} s_i(0,t)$. Exprimer $s_r(x,t)$ pour x quelconque. Quelle est l'amplitude de l'onde réfléchie ? Montrer que la réflexion s'accompagne d'un déphasage de π si $n_1 < n_2$ et ne modifie pas la phase si $n_1 > n_2$.

2. On définit le facteur de réflexion R comme la fraction de la puissance transportée par l'onde incidente qui part dans l'onde réfléchie. De même le facteur de transmission T est la fraction de la puissance de l'onde incidente emportée par l'onde transmise. La théorie électromagnétique permet d'établir les expressions suivantes :

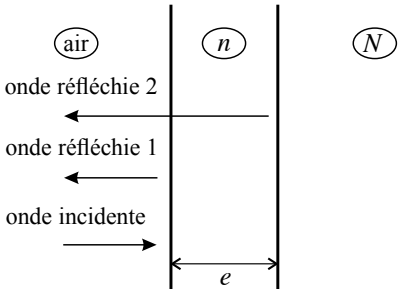
$$R = \left(\frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} \right)^2 \quad \text{et} \quad T = \frac{4n_1 n_2}{(n_1 + n_2)^2}.$$

a. Que vaut $R + T$? Commenter.

b. Calculer R et T dans le cas d'une lumière se propageant dans l'air qui se réfléchit sur un verre d'indice $N = 1,52$.

c. Un automobiliste qui conduit avec le soleil dans son dos porte des verres de lunettes ayant cet indice. L'éclairement venant du soleil est 10 fois supérieur à l'éclairement venant du paysage. Calculer le rapport des éclairements entrant dans l'œil de l'automobiliste provenant du soleil et du paysage. Conclure.

3. Le système de la couche antireflet permet de réduire fortement le pourcentage du flux lumineux réfléchi. On recouvre la surface de verre d'indice N par une couche d'indice $n < N$ et d'épaisseur e . On utilise le phénomène d'interférences entre l'onde qui est réfléchie sur la surface de séparation air-milieu d'indice n (onde réfléchie 1) et l'onde qui est réfléchie sur la surface de séparation milieu d'indice n -verre d'indice N (onde réfléchie 2). On suppose la lumière monochromatique de longueur d'onde dans le vide λ .



a. Sachant que la transmission ne s'accompagne d'aucun déphasage, trouver l'expression du déphasage $\Delta\varphi$ entre les ondes réfléchies 1 et 2 en fonction de e , n et λ .

b. Quelles sont les valeurs de l'épaisseur e permettant d'avoir une amplitude de l'onde réfléchie totale minimale ?

c. Calculer la plus petite de ces valeurs pour $n = 1,38$ et la longueur d'onde $\lambda_m = 500$ nm. Commenter ce résultat numérique.

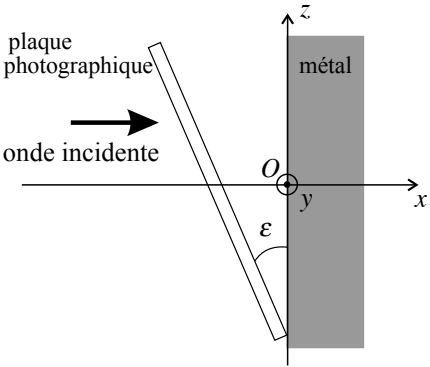
4. On s'intéresse à un verre d'indice N recouvert d'une couche de fluorure de magnésium d'indice $n = 1,38$ et d'épaisseur e telle que $4ne = \lambda_m$, avec $\lambda_m = 500$ nm. Par définition, le coefficient de réflexion R est le pourcentage de la puissance lumineuse qui est réfléchie par le système. On rappelle que la puissance transportée par une onde lumineuse monochromatique

est proportionnelle au carré de son amplitude. On répondra aux questions suivantes dans la modélisation où l'on ne tient compte que des ondes réfléchies 1 et 2 précédemment définies.

- a. Montrer que le coefficient de réflexion du système dépend de la longueur d'onde.
- b. Expérimentalement $R(\lambda_m) = 0,015$. Commenter, notamment en comparant avec l'application numérique de la question 2.
- c. Donner une expression de $R(\lambda)$ en fonction de $\frac{\lambda_m}{\lambda}$ et de coefficients numériques. Calculer les valeurs de R pour les longueurs d'onde extrêmes du spectre visible.

4.11 Expérience de Wiener (★★)

Une onde lumineuse monochromatique de longueur d'onde λ se propage dans la direction et le sens de l'axe (Ox) . Cette onde, appelée dans la suite onde incidente, rencontre en $x = 0$ la surface d'un miroir métallique parfaitement réfléchissant coïncidant avec le plan (Oyz) . Le miroir renvoie une deuxième onde, appelée dans la suite onde réfléchie, qui se propage dans la direction de l'axe (Ox) dans le sens négatif. L'onde réfléchie a même amplitude S_0 que l'onde incidente et elle présente en $x = 0$ un retard de phase φ en O par rapport à l'onde incidente.



On dispose sur le trajet des ondes un film photosensible plan très mince, parfaitement transparent durant l'expérience, incliné par rapport au plan d'un angle très petit ($\epsilon = 1.10^{-3}$ rad). Une fois développé, le film photosensible montre une alternance régulière de bandes claires (qui ont reçu une amplitude lumineuse forte) et sombres (qui ont reçu une amplitude lumineuse nulle), parallèles à la direction (Oy) . La distance entre deux bandes sombres est $D = 0,27$ mm. On constate également que le bord du film qui était en contact avec le conducteur est sombre.

- 1. Exprimer les signaux $s_i(x,t)$ et $s_r(x,t)$ des ondes incidente et réfléchie respectivement, en fonction de S_0 , λ , c (célérité de la lumière), φ , x et t . On supposera que la phase initiale de l'onde incidente est nulle en $x = 0$. Que peut-on dire de l'onde totale $s(x,t) = s_i(x,t) + s_r(x,t)$?
- 2. Expliquer l'aspect de la plaque photographique après développement. Quelle relation existe entre D , λ et ϵ ? Déterminer numériquement la longueur d'onde utilisée dans cette expérience.
- 3. Montrer que l'expérience n'est concluante que si le film photographique est très fin (on donnera un ordre de grandeur de l'épaisseur maximale acceptable) et commenter.
- 4. L'expérience a été menée en 1890 par Wiener afin de déterminer si la plaque photographique est sensible au champ électrique ou au champ magnétique de l'onde lumineuse. La théorie électromagnétique montre que pour le champ électrique le déphasage à la réflexion est $\varphi = \pi$ tandis que pour le champ magnétique il est $\varphi = 0$. Quelle est la conclusion de l'expérience ?

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

4.12 Décalage vers le rouge (★★)

Soit un détecteur D fixe en un point O de l'espace, une source S se déplace à la vitesse algébrique V sur un axe (Ox) orienté du détecteur vers la source. L'abscisse $x(t)$ représente la distance entre D et S . La source S émet un signal de période T ; la célérité du signal dans le milieu qui sépare S de D est c .

1. Soit t (respectivement t') et $t + T$ (respectivement $t' + T'$) les instants correspondant à l'émission par la source (respectivement la réception par le détecteur) du début et de la fin d'une période du signal. Calculer t' et $t' + T'$ en fonction des données.
2. Si on suppose que le temps caractéristique de variation de la vitesse de la source est très grand devant T , exprimer T' en fonction de T , V et c . Dans le cas où $V \ll c$, exprimer ν' la fréquence mesurée par le détecteur en fonction de la fréquence émise ν , de V et de c .
3. On constate que le spectre de la lumière reçue des étoiles est décalé vers le rouge par rapport à celui que l'on obtiendrait sur Terre avec une source composée d'atomes identiques à ceux constituant les étoiles observées. Quelle information peut-on en déduire ?

CORRIGÉS

4.1 Doublage de fréquence

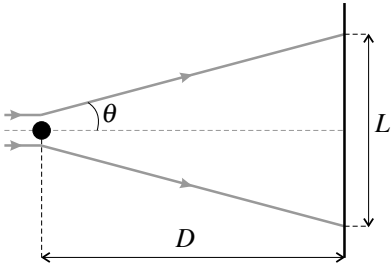
1. La relation entre la longueur d'onde λ et la fréquence f est $\lambda = \frac{c}{f}$ où c est la vitesse de la lumière. Si la fréquence est doublée, la longueur d'onde est divisée par deux. Donc : $\lambda_2 = \frac{1}{2}\lambda_1 = 532 \text{ nm}$. Cette longueur d'onde correspond à une couleur verte.
2. La période de l'onde est $T_2 = \frac{\lambda_2}{c} = 1,77 \cdot 10^{-15} \text{ s}$. Le nombre d'oscillations dans une impulsion durant $\tau = 0,1 \cdot 10^{-9} \text{ s}$ est $\frac{\tau}{T_2} \simeq 6 \cdot 10^4$.

4.2 Cavité optique

1. Le mode propre est une onde stationnaire. Le signal étant nul sur les miroirs, cela veut dire qu'il y a un nœud de vibration sur chaque miroir. La distance entre deux nœuds successifs étant $\frac{\lambda}{2}$ on en déduit que $L = n \frac{\lambda}{2}$ où n est un entier (c'est le nombre de nœuds entre les miroirs plus 1). Ainsi : $L = n \frac{c}{2f_n}$ où f_n est la fréquence du mode propre d'ordre n , soit : $f_n = n \frac{c}{2L}$.
2. Le domaine visible en longueur d'onde s'étend de $\lambda_{\min} = 400 \text{ nm}$ à $\lambda_{\max} = 750 \text{ nm}$. La longueur d'onde $\lambda_n = \frac{2L}{n}$ est dans le domaine visible si $\frac{2L}{\lambda_{\max}} \leq n \leq \frac{2L}{\lambda_{\min}}$ soit si $1,3 \cdot 10^5 \leq n \leq 2,5 \cdot 10^5$.
3. La différence entre deux fréquences propres de la cavité est $\Delta f = \frac{c}{2L} = 3 \cdot 10^9 \text{ Hz}$. C'est cinq ordres de grandeurs en dessous de l'ordre de grandeur des fréquences optiques ($10^{14} - 10^{15} \text{ Hz}$). C'est pourquoi on a trouvé de très grandes valeurs pour n à la question précédente. Ainsi, la condition de résonance de la cavité ne porte que sur le 5^e chiffre significatif de la valeur de la fréquence. La fréquence de l'onde laser est déterminée par la différence entre les niveaux d'énergie des atomes qui se trouvent dans la cavité laser.

4.3 Mesure du diamètre d'un cheveu

On peut mesurer le diamètre d'un cheveu en faisant diffracter la lumière laser par le cheveu. Le cheveu de diamètre d diffracte comme une fente de même largeur. En mettant l'écran à distance D derrière le cheveu on voit une figure de diffraction dont la tache centrale, la plus lumineuse, a pour largeur $L = 2D \tan \theta$ où θ est le demi-angle d'ouverture du faisceau du faisceau diffracté (voir figure).



CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

La relation $\sin \theta = \frac{\lambda}{d} \sim \frac{633 \cdot 10^{-9}}{100 \cdot 10^{-6}} \sim 10^{-3}$ montre que $\sin \theta \ll 1$ donc $\theta \ll 1$ et $\tan \theta \simeq \theta \simeq \sin \theta = \frac{\lambda}{d}$. Ainsi : $L \simeq \frac{2\lambda D}{d}$ soit $d \simeq \frac{2\lambda D}{L}$.

Il faut donc mesurer L avec la règle graduée. L'incertitude sur cette valeur est au mieux $\Delta L \simeq 0,3 \text{ mm}$ (plus grande si les conditions notamment d'obscurité ne sont pas très bonnes). Avec $\theta \sim 10^{-3}$ et $D \sim 1,5 \text{ m}$ on trouve $L \sim 2 \text{ cm}$ donc l'incertitude relative sur L est : $\frac{\Delta L}{L} \simeq 1,5\%$.

La distance D est mesurée avec une incertitude relative guère inférieure à 1%. La longueur d'onde du laser est connue avec une précision bien inférieure à 1%.

Finalement, l'incertitude relative sur le diamètre du cheveu est : $\frac{\Delta d}{d} = \frac{\Delta L}{L} + \frac{\Delta D}{D} \simeq 3\%$.

On peut augmenter sensiblement la précision en faisant la mesure de L pour différentes valeurs de D . En exploitant n mesures on peut diviser cette incertitude par $\sqrt{n}$.

4.4 Faisceau laser

1. La relation entre λ et w_0 implique que plus le laser est étroit à son minimum de section, plus son angle de divergence est grand. On reconnaît le phénomène de diffraction. La relation est analogue à la relation $\sin \theta = \frac{\lambda}{a}$ de la diffraction par une fente.

2. Pour visualiser la géométrie du faisceau il faut calculer $L_f = \frac{(0,15 \cdot 10^{-3})^2}{633 \cdot 10^{-9}} = 3,5 \cdot 10^{-2} \text{ m}$ et l'angle d'ouverture $\theta = \frac{633 \cdot 10^{-9}}{\pi \cdot 0,15 \cdot 10^{-3}} = 1,34 \cdot 10^{-3} \text{ rad}$.

La distance à l'écran $D = 2 \text{ m}$ est grande devant L_f donc il se trouve dans la zone conique du faisceau. La largeur de la tache vue sur l'écran est approximativement :

$$D\theta = 2 \times 1,34 \cdot 10^{-3} = 2,7 \text{ mm}.$$

3. λ_1 correspond à une lumière du proche infrarouge et λ_2 à une lumière bleue. La relation donnée par l'énoncé implique $w_0 = \sqrt{\lambda L_f}$. On trouve pour le laser infrarouge $w_{0,1} = 1,5 \cdot 10^{-4} \text{ m}$ et pour le laser bleu $w_{0,2} = 1,1 \cdot 10^{-4} \text{ m}$. Le laser de plus petite longueur d'onde, avec son waist plus petit, permet de lire des détails plus petits sur un disque optique. On met plus d'information sur un disque Blu-ray que sur un CD.

4.5 Le laser-Lune

1. La durée de l'aller-retour de la lumière entre la surface de la Terre et la surface de la Lune est : $\tau = \frac{2D}{c} = 2,51 \text{ s}$. L'incertitude relative sur cette mesure est : $\frac{\Delta \tau}{\tau} = 2 \cdot 10^{-11}$. Une telle précision n'est obtenue qu'avec une horloge atomique.

2. D’après l’énoncé le demi-angle d’ouverture θ du faisceau est tel que :

$$\sin \theta = 1,22 \frac{\lambda}{a} = \frac{532 \cdot 10^{-6}}{1,5} = 4,3 \cdot 10^{-7}.$$

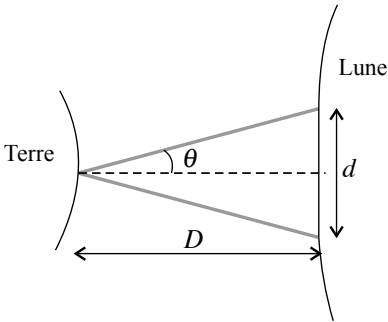
La petitesse du sinus montre que θ est très petit aussi. La tache faite par ce faisceau à la surface de la Lune est un disque de diamètre : $d = a + 2D \tan \theta$. L’angle θ étant très faible, $\tan \theta \simeq \sin \theta = 1,22 \frac{\lambda}{a}$, de plus on peut négliger a dans l’expression de d .

Finalement : $d \simeq 2D \times 1,22 \frac{\lambda}{a} \simeq 320 \text{ m}.$

3. La fraction de l’énergie lumineuse émise depuis la Terre et reçue par le rétro réflecteur est :

$$\rho = \frac{\ell^2}{\pi d^2 / 4} = 1,2 \cdot 10^{-5}.$$

4. La lumière qui revient sur Terre est aussi diffractée, avec un demi-angle d’ouverture de l’ordre de $\frac{\lambda}{\ell}$. Puisque ℓ est du même ordre que a , la perte due à la diffraction est du même ordre de grandeur au retour qu’à l’aller. Si la diffraction était la seule cause des pertes on devrait recevoir une fraction $10^{-5} \times 10^{-5} = 10^{-10}$ des photons. On en reçoit beaucoup moins donc il y a donc d’autres causes de pertes, notamment la perturbation de l’atmosphère terrestre qui dévie légèrement le faisceau, l’absorption par l’atmosphère, etc.



4.6 Fentes de Young

1. L’onde laser est diffractée par la fente ouverte : le faisceau prend une extension angulaire caractérisée par l’angle θ tel que :

$$\sin \theta = \frac{\lambda}{\varepsilon} = 9,0 \cdot 10^{-4}.$$

La tache centrale de diffraction sur l’écran a pour largeur :

$$L = 2D \tan \theta \simeq 2D \sin \theta = \frac{2\lambda D}{a} = 2,7 \text{ cm}.$$

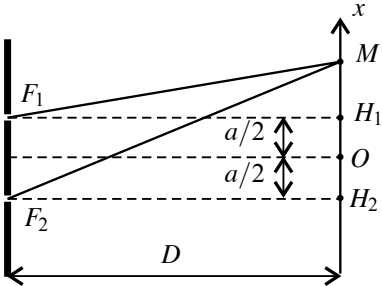
C’est précisément la dimension de la tache centrale observée sur l’écran.

Les taches centrales de diffraction correspondant aux deux fentes sont décalées de $a = 0,40 \text{ mm}.$

On a : $\frac{L}{a} = 67,5 \gg 1$, donc les deux taches sont pratiquement confondues.

2. En utilisant le théorème de Pythagore (voir figure) il vient :

$$\begin{aligned} F_2 M^2 - F_1 M^2 &= (F_2 H_2^2 + H_2 M^2) - (F_1 H_2^2 + H_1 M^2) \\ &= H_2 M^2 - H_1 M^2 = \left(x + \frac{a}{2}\right)^2 - \left(x - \frac{a}{2}\right)^2 = 2ax. \end{aligned}$$



CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

D'autre part :

$$F_2M^2 - F_1M^2 = (F_2M + F_1M)(F_2M - F_1M) \simeq 2D(F_2M - F_1M),$$

en faisant l'approximation $F_1M + F_2M \simeq 2D$ justifiée par le fait que $D \gg a$ et $D \gg L > OM$. En comparant les deux expressions on trouve :

$$F_2M - F_1M \simeq \frac{ax}{D}.$$

3. Les deux ondes partent en phase des fentes mais les durées de propagation entre les fentes et M diffèrent de $\tau = \frac{1}{c}(F_2M - F_1M) = \frac{ax}{cD}$. Par suite les deux ondes arrivant en M ont un déphasage $\Delta\phi = \omega\tau = 2\pi f \frac{ax}{cD} = \frac{2\pi ax}{\lambda D}$.

4. L'interférence est constructive si $\Delta\phi = 2n\pi$ où n est un entier. Ceci s'écrit $x = n \frac{\lambda D}{a}$, soit numériquement $x = n \times 2,4$ mm. Les valeurs de l'entier n sont limitées car M est dans le champ d'interférences. La condition $-\frac{L}{2} \leq x \leq \frac{L}{2}$ devient, si l'on tient compte de l'expression de L , $-\frac{a}{\varepsilon} \leq n \leq \frac{a}{\varepsilon}$ soit numériquement $-5,7 \leq n \leq 5,7$. Il y a donc dans le champ d'interférences 11 points en lesquels l'interférence est constructive, c'est-à-dire où l'éclairement est maximal. Ce sont les milieux des 11 taches claires que l'on compte dans le champ d'interférences sur la photo.

5. L'interférence est destructive si $\Delta\phi = (2n+1)\pi$ où n est un entier. Ceci s'écrit $x = \left(n + \frac{1}{2}\right) \frac{\lambda D}{a}$. La distance entre deux de ces points est $\frac{\lambda D}{a} = 2,4$ mm. Ce résultat est en accord avec la distance que l'on peut mesurer sur la photographie (qui est en vraie grandeur) entre deux points plus sombres.

4.7 Redistribution sélective de la lumière

1. Cette relation traduit la conservation de l'énergie .
2. La longueur d'onde la plus courte du domaine optique valant 400 nm, la taille maximale des aspérités pour une surface optique polie est 40 nm.
3. Un tel objet ne réfléchit pas la lumière : $R(\lambda) = 0$ quel que soit λ . Il apparaît donc comme noir.
4. La plante verte réfléchit au moins une partie des radiations vertes donc elles ne les utilise pas toutes pour la photosynthèse. (La chlorophylle absorbe fortement dans le bleu et dans le rouge mais pas dans le vert.)
5. Le tissu est bleu parce qu'il réfléchit uniquement des longueurs d'onde bleues. La lumière du néon ne comportant pas ces longueurs d'onde dans son spectre, le tissu paraît noir sous cet éclairage.

4.8 Absorption de la lumière par l'eau

1. L'absorption est d'autant plus forte que $\alpha(\lambda)$ est grand. Les longueurs d'onde les plus absorbées par l'eau sont au dessus de 600 nm et correspondent à la couleur rouge.

Pour $\lambda_1 \simeq 710$ nm (plus grande longueur d'onde sur le graphe), $\alpha(\lambda_1) \simeq 1 \text{ m}^{-1}$. Pour une épaisseur d'eau traversée de 10 cm, $T(\lambda_1) \simeq \exp(-0,1) = 0,90$ et pour une épaisseur de 2 m, $T(\lambda_1) \simeq \exp(-2) = 0,14$.

Pour les longueurs d'onde les plus faibles (couleur bleu), l'eau n'absorbe pas : $\alpha(\lambda) \simeq 0$ $T(\lambda) \simeq 1$.

2. Les parties rouges du poisson réfléchissent dans le rouge. Mais à quelques mètres de profondeur la lumière du Soleil est fortement appauvrie en rouge, elles apparaîtront donc noires sur la photo. Les parties blanches réfléchissent tout le spectre, elles apparaîtront vertes (couleur complémentaire du rouge absent de la lumière reçue par le poisson). Ainsi, le poisson sera noir et vert sur la photo en lumière solaire.

Si on utilise un flash, on éclaire le poisson avec un spectre complet (on peut négliger l'absorption par la dizaine de centimètres d'eau entre l'appareil et le poisson) et le poisson aura ses véritables couleurs sur la photo.

4.9 Réflectivité d'un métal

1. Le meilleur métal pour faire un miroir est l'argent car il a le plus fort pouvoir réflecteur et ce pouvoir réflecteur est assez uniforme sur le spectre visible. Le coefficient de réflexion moyen est environ de 0,9.

2. L'or ne réfléchit pas bien les longueurs d'onde les plus petites du spectre visible (entre 400 et 450 nm). Il réfléchit donc peu la lumière bleue, ce qui explique sa couleur jaune (couleur complémentaire du bleu).

4.10 Couche anti-reflet

1. a. La longueur d'onde dépend du milieu transparent dans lequel la lumière se propage. Ainsi, l'onde incidente et l'onde réfléchie ont la même longueur d'onde $\lambda_1 = \frac{c}{n_1 f}$ et l'onde transmise a une longueur d'onde différente : $\lambda_2 = \frac{c}{n_2 f}$. La couleur est associée à la fréquence de l'onde. Elle est la même pour les trois ondes.

b. L'onde incidente se propage à la vitesse $\frac{c}{n_1}$ dans le sens positif de l'axe (Ox). On a donc :

$$s_i(x, t) = s_i\left(0, t - \frac{n_1 x}{c}\right) = A_i \cos\left(2\pi f t - 2\pi \frac{n_1 x}{c} - \varphi_i\right).$$

c. L'onde réfléchie se propage à la vitesse $\frac{c}{n_1}$ dans le sens négatif de l'axe (Ox), donc :

$$s_r(x, t) = s_r\left(0, t + \frac{n_1 x}{c}\right) = \frac{n_1 - n_2}{n_1 + n_2} A_i \cos\left(2\pi f t + 2\pi \frac{n_1 x}{c} - \varphi_i\right).$$

L'amplitude de l'onde réfléchie est $A_r = \frac{|n_1 - n_2|}{n_1 + n_2} A_i$ et sa phase initiale à l'origine est φ_i si $n_1 > n_2$ et $\varphi_i + \pi$ si $n_1 < n_2$. La réflexion sur un milieu plus réfringent que le milieu de l'onde incidente provoque un déphasage de π sur l'onde réfléchie.

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

2. a. $R + T = \frac{(n_1 - n_2)^2 + 4n_1n_2}{(n_1 + n_2)^2} = 1$. Cette relation traduit la conservation de l'énergie lumineuse qui est tout entière dans l'onde réfléchie et dans l'onde transmise.

b. L'application numérique donne $R = 4,26 \cdot 10^{-2}$. Le rapport entre l'éclairement du reflet du Soleil dans les lunettes et l'éclairement du paysage est : $10R = 0,426$. Le reflet du Soleil n'est pas négligeable et peut être gênant pour le conducteur.

3. a. L'aller retour de l'onde réfléchie 2 dans le matériau d'indice n la retarde par rapport à l'onde réfléchie 1 de $\tau = \frac{2e}{c/n}$. Il n'y a pas d'autre cause de déphasage entre les deux ondes.

En effet :

- les deux ondes subissent un déphasage de π puisqu'elles se réfléchissent sur des milieux d'indice plus fort que leur milieu de propagation ($n > 1$ et $N > n$);
- la transmission du milieu d'indice n à l'air ne change pas la phase de l'onde réfléchie 2.

Ainsi le déphasage entre les deux ondes est :

$$\Delta\varphi = 2\pi f\tau = 2\pi f \frac{ne}{c} = \frac{4\pi ne}{\lambda}.$$

b. Pour avoir une interférence destructrice entre les ondes réfléchies 1 et 2, il faut que $\Delta\varphi = (2m + 1)\pi$ où m est un entier quelconque, soit que : $e = \left(m + \frac{1}{2}\right) \frac{\lambda}{2n}$.

c. La plus petite valeur de e possible est $\frac{\lambda}{4n} = 90,6 \text{ nm}$ avec les valeurs. Cette épaisseur correspond à une centaine de couches atomiques. La couche antireflet est fragile. On peut la fabriquer avec la technique d'évaporation sous vide.

4. a. Le coefficient de réflexion est $R = \frac{A^2}{A_i^2}$ où A_i est l'amplitude de l'onde incidente et A l'amplitude de l'onde résultant de l'interférence des ondes réfléchies 1 et 2. A est donnée par la formule des interférences (voir chapitre précédent) :

$$A^2 = A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2 \cos(\Delta\varphi),$$

en notant A_1 et A_2 les amplitudes respectives des ondes réfléchies 1 et 2 et $\Delta\varphi$ leur déphasage. Le déphasage dépendant de la longueur d'onde de la lumière, A^2 et R en dépendent aussi.

b. L'interférence est destructrice pour $\lambda = \lambda_m$ mais pas totalement destructrice parce que les deux ondes n'ont pas la même amplitude ($R(\lambda_m)$ est non nul). Si l'on compare au résultat de la question 2., la couche antireflet divise par trois le coefficient de réflexion ce qui est satisfaisant.

c. À la question 2. on a calculé $\frac{A_1^2}{A_i^2} = 0,042$. La valeur de $R(\lambda_m)$ donne $\frac{(A_1 - A_2)^2}{A_i^2} = 0,015$. On en tire $\frac{A_2^2}{A_i^2} = (\sqrt{0,042} - \sqrt{0,015})^2 = 0,007$. Par ailleurs, $\Delta\varphi = \pi \frac{\lambda_m}{\lambda}$. Finalement :

$$R(\lambda) = 0,049 + 0,034 \cos\left(\pi \frac{\lambda_m}{\lambda}\right).$$

On a d'après cette formule : $R(400 \text{ nm}) = 0,025$ et $R(750 \text{ nm}) = 0,032$.

4.11 Expérience de Wiener

1. L'onde incidente se propage dans le sens positif de l'axe (Ox). Elle a une amplitude S_0 , une longueur d'onde λ et une phase initiale nulle en $x = 0$ donc s'écrit :

$$s_i(x,t) = S_0 \cos \left(\frac{2\pi}{\lambda}(x - ct) \right).$$

L'onde réfléchie se propage dans le sens négatif de l'axe (Ox). Elle a une amplitude S_0 , une longueur d'onde λ et une phase initiale $-\varphi$ en $x = 0$ donc s'écrit :

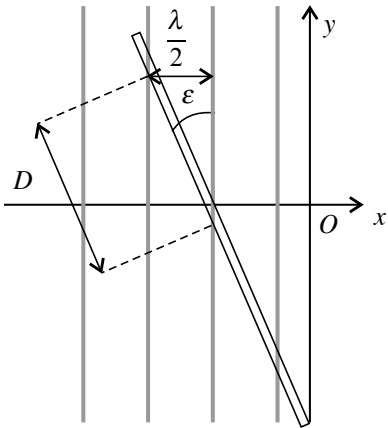
$$s_r(x,t) = S_0 \cos \left(\frac{2\pi}{\lambda}(x + ct) - \varphi \right).$$

L'onde résultante $s(x,t) = s_i(x,t) + s_r(x,t)$ est la superposition de deux ondes progressives de même amplitude se propageant dans la même direction mais en sens opposés : il s'agit d'une onde stationnaire. On peut l'écrire :

$$\begin{aligned} s(x,t) &= S_0 \cos \left(\frac{2\pi}{\lambda}(x - ct) \right) + S_0 \cos \left(\frac{2\pi}{\lambda}(x + ct) - \varphi \right) \\ &= 2S_0 \cos \left(\frac{2\pi}{\lambda}x - \frac{\varphi}{2} \right) \cos \left(\frac{2\pi c}{\lambda}t - \frac{\varphi}{2} \right). \end{aligned}$$

2. Après le développement, les points de la plaque qui ont été sur un ventre de vibration sont clairs et les points qui ont été sur un nœud de vibration sont sombres.

Les ventres et les nœuds sont sur des plans d'équations $x = \text{constante}$ perpendiculaires à l'axe (Ox). Les plans ventraux sont représentés en gris sur la figure ci-contre. La distance entre deux plans ventraux est $\frac{\lambda}{2}$. La distance entre deux franges claires sur la plaque développée est d'après la figure : $D = \frac{\lambda/2}{\sin \epsilon} \simeq \frac{\lambda}{2\epsilon}$. Avec les valeurs numériques données, on trouve : $\lambda = 2D\epsilon \simeq 2 \times 1.10^{-3} \times 0.27.10^{-3} = 0,54.10^{-6} \text{ m}$. C'est bien une longueur d'onde du domaine visible.



3. On voit bien sur la figure que les traits clairs ont une largeur provenant de l'épaisseur de la plaque photographique. Si e est cette épaisseur, l'épaisseur des traits clairs est $\frac{e}{\sin \epsilon}$. Il faut qu'elle reste inférieure à, par exemple, $\frac{D}{10}$ soit que $\frac{e}{\sin \epsilon} < \frac{1}{10} \frac{\lambda}{2 \sin \epsilon}$ soit que $e < \frac{\lambda}{20} \sim 25 \text{ nm}$. La plaque photographique doit être très fine.

4. L'amplitude de l'onde stationnaire en $x = 0$ est $\mathcal{A}(0) = 2S_0 \left| \cos \left(\frac{\varphi}{2} \right) \right|$. Elle est nulle puisque le bord du film n'a pas été impressionné au cours de l'expérience. Cela correspond à

CHAPITRE 4 – ONDE LUMINEUSE

$\varphi = \pi$ et non à $\varphi = 0$. Donc le signal optique auquel le film photographique est sensible est le champ électrique.

4.12 Effet Doppler, décalage vers le rouge

1. Le signal de début de période, émis à l'instant t , doit parcourir jusqu'au détecteur la distance $x(t)$; il est donc reçu à l'instant : $t' = t + \frac{x(t)}{c}$. Le signal de fin de période, émis à l'instant $t + T$, doit parcourir jusqu'au détecteur la distance $x(t + T)$; il est donc reçu à l'instant : $t' + T' = t + T + \frac{x(t + T)}{c}$.

2. Si la vitesse V de la source varie peu entre les instants t et $t + T$, on a : $x(t + T) \simeq x(t) + VT$. On a alors :

$$T' = \left(t + T + \frac{x(t + T)}{c} \right) - \left(t + \frac{x(t)}{c} \right) = T + \frac{1}{c}(x(t + T) - x(t)) \simeq \left(1 + \frac{V}{c} \right) T.$$

On en déduit la fréquence f' mesurée par le détecteur :

$$f' = \frac{1}{T'} = \left(1 + \frac{V}{c} \right)^{-1} \frac{1}{T} = \left(1 + \frac{V}{c} \right)^{-1} f \simeq \left(1 - \frac{V}{c} \right) f,$$

en faisant l'approximation $(1 + \varepsilon)^{-1} \simeq 1 - \varepsilon$ pour $\varepsilon = \frac{V}{c} \ll 1$. Ce changement de fréquence est une manifestation de l'effet Doppler.

3. Le « décalage vers le rouge », nommé *redshift* en anglais, correspond à une augmentation des longueurs d'onde, par l'effet Doppler, donc à une diminution des fréquences. Le calcul précédent a montré que c'est ce qui se passe si la distance entre la source et le détecteur augmente au cours du temps. On peut donc déduire de cette observation que les étoiles lointaines s'éloignent de nous, phénomène dû à l'expansion de l'Univers.

Optique géométrique

5

L'objet de l'optique géométrique est la détermination géométrique des rayons lumineux. Ses applications sont les différents instruments d'optique : loupe, appareil photo, lunette astronomique...

1 Approximation de l'optique géométrique

En optique géométrique on étudie les rayons lumineux sans faire référence à l'onde lumineuse. On fait l'hypothèse que ces rayons sont indépendants entre eux.

Ceci est contredit par le phénomène de diffraction. Par exemple un rayon lumineux traversant une fente diffractante est dévié parce que des rayons voisins sont arrêtés par la fente. En optique géométrique on néglige le phénomène de diffraction qui ne concerne que des rayons lumineux « à la marge ». Il faut pour cela que les ouvertures traversées par la lumière aient toutes une dimension a supérieure à 1000λ où λ est la longueur d'onde de la lumière. La déviation des rayons lumineux due à la diffraction, de l'ordre de $\frac{\lambda}{a}$, sera dans ce cas négligeable.

L'**approximation de l'optique géométrique** consiste à négliger tout phénomène de diffraction. Cela revient à considérer que la longueur d'onde λ de la lumière est quasiment nulle.

Exemple

Le diamètre de l'objectif d'un téléphone portable est à peu près $d = 2 \text{ mm}$. La longueur d'onde λ de la lumière visible étant de l'ordre de $0,5 \mu\text{m}$, on a $\frac{d}{\lambda} \sim 4000$. On peut appliquer l'optique géométrique dans ce cas.

Un grand télescope a un diamètre $d = 4,2 \text{ m}$. Avec une telle dimension il est naturel de vouloir négliger la diffraction. Cependant, on souhaite distinguer des étoiles situées dans des directions séparées d'un angle très faible. La dispersion angulaire due à la diffraction, $\theta \simeq \frac{\lambda}{d} \sim 10^{-7} \text{ rad}$ pour $\lambda = 0,5 \mu\text{m}$, limite le pouvoir de résolution de l'instrument.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

2 Lois de Descartes

Les **lois de Descartes** sont les lois fondamentales de l’optique géométrique.

2.1 Lois de Descartes pour la réflexion

a) Réflexion d’un rayon lumineux

La **réflexion** consiste en un changement de direction d’un rayon lumineux « rebondissant » sur une surface réfléchissante (voir figure 5.1). On distingue le **rayon incident**, rayon lumineux avant la réflexion, et le **rayon réfléchi**, rayon lumineux après la réflexion.

La surface réfléchissante doit être parfaitement lisse à l’échelle de la longueur d’onde de la lumière. Il s’agit le plus souvent d’une surface métallique polie. L’usage est d’appeler cette surface miroir et de la représenter avec des hachures à l’arrière.

Le point I où le rayon incident rencontre la surface réfléchissante est appelé **point d’incidence**. La droite passant par I , orthogonale à la surface réfléchissante, est appelée normale en I . Le plan contenant le rayon incident et la normale en I est le **plan d’incidence** (voir figure 5.1).

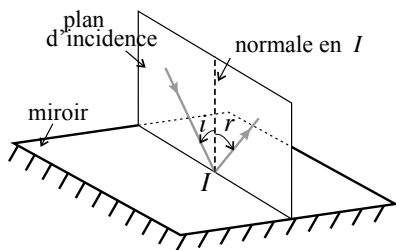


Figure 5.1 – Réflexion sur un miroir.

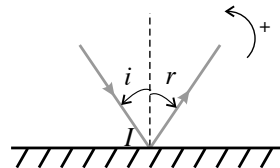


Figure 5.2 – Représentation de la réflexion dans le plan d’incidence.

b) Lois de la réflexion

Les angles entre la normale et les rayons incident et réfléchi sont notés i et r et appelés respectivement **angle d’incidence** et **angle de réflexion**. Ces angles doivent être algébrisés (voir annexe mathématique). Il est très important de les prendre toujours de la normale vers les rayons. Leurs signes dépendent du sens positif choisi et sont opposés.

Les **lois de Descartes pour la réflexion** s’énoncent ainsi :

- 1. le rayon réfléchi est compris dans le plan d’incidence ;
- 2. les angles d’incidence i et de réflexion r , sont liés par la relation :

$$r = -i. \tag{5.1}$$

2.2 Lois de Descartes pour la réfraction

a) Réflexion et réfraction sur un dioptre

La surface de séparation entre les deux milieux transparents est appelée en optique **dioptre**. Un rayon lumineux arrivant sur un dioptre, appelé rayon incident, donne en général naissance à deux rayons (voir figure 5.3) :

- un rayon réfléchi qui repart dans le milieu du rayon incident ;
- un rayon transmis qui entre dans l'autre milieu transparent.

Le rayon réfléchi suit les lois de Descartes données au paragraphe précédent. Le rayon transmis n'est pas dans le prolongement du rayon incident. C'est le phénomène de **réfraction**. Le rayon transmis est aussi appelé **rayon réfracté**.

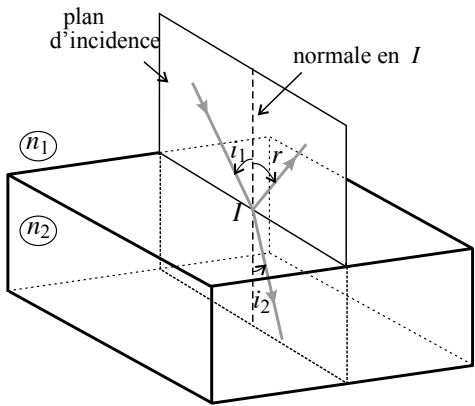


Figure 5.3 – Réflexion et réfraction sur un dioptre.

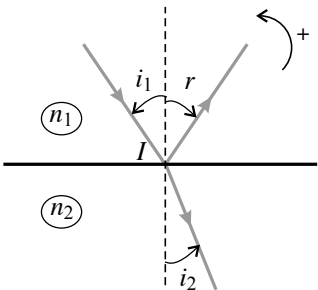


Figure 5.4 – Représentation dans le plan d'incidence.

b) Lois de la réfraction

On note n_1 l'indice optique du milieu de propagation du rayon incident et n_2 l'indice optique du milieu de propagation du rayon réfracté. Les angles que font ces deux rayons avec la normale au dioptre sont notés i_1 et i_2 et appelés respectivement angle d'incidence et angle de réfraction. Ces angles sont algébriques et doivent toujours aller de la normale vers les rayons. Leur signes dépendent du sens positif choisi et sont identiques.

Les **lois de Descartes pour la réfraction** s'énoncent ainsi :

1. le rayon réfracté est dans le plan d'incidence ;
2. l'angle d'incidence i_1 et l'angle de réfraction i_2 sont liés par la relation :

$$n_1 \sin i_1 = n_2 \sin i_2. \tag{5.2}$$

c) Déviation due à la réfraction

Le sens de cette déviation du rayon transmis dépend de l'ordre des indices de deux milieux :

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

- Si deuxième milieu est plus réfringent que le premier, c'est-à-dire si $n_2 > n_1$, le rayon réfracté se rapproche de la normale (voir figure 5.5).
- Si le deuxième milieu est moins réfringent que le premier, soit si $n_2 < n_1$, le rayon réfracté s'écarte de la normale (voir figure 5.6).

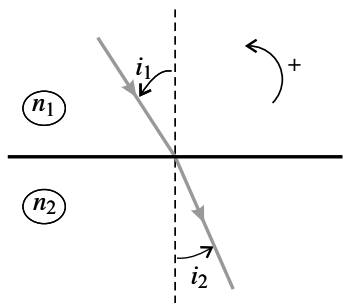


Figure 5.5 – Réfraction avec un milieu (2) plus réfringent.

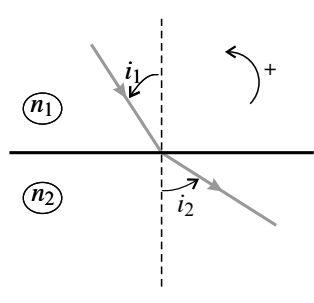


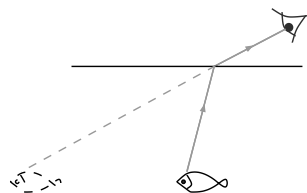
Figure 5.6 – Réfraction avec un milieu (2) moins réfringent.



Il faut veiller à respecter cette règle lorsqu'on dessine un rayon réfracté.

Exemple

Un pêcheur utilisant un harpon observe un poisson. Il voit le poisson dans le prolongement des rayons lumineux arrivant dans son œil mais, à cause de la réfraction, l'animal est en fait plus proche de lui. Pour le toucher il faut donc qu'il vise plus près que l'endroit où il voit le poisson.



d) Phénomène de réflexion totale

Dans le cas où $n_2 < n_1$, $\sin i_2 = \frac{n_1}{n_2} \sin i_1 > \sin i_1$. Si $\sin i_1 = \frac{n_2}{n_1}$, alors $\sin i_2 = 1$ ce qui veut dire que $i_2 = \frac{\pi}{2}$. Si $\sin i_1 > \frac{n_2}{n_1}$ la loi de Descartes donnerait $\sin i_2 > 1$ ce qui est impossible.

Dans le cas où le deuxième milieu est moins réfringent, le rayon réfracté n'existe que si l'angle d'incidence i_1 est inférieur à l'angle R_{lim} , appelé **angle de réfraction limite** défini par :

$$\sin R_{\text{lim}} = \frac{n_2}{n_1}.$$

Si i_1 est supérieur à R_{lim} , il n'y a plus qu'un rayon réfléchi, c'est le phénomène de **réflexion totale**.

Exemple

1. L'angle de réfraction limite pour que la lumière sorte d'un verre d'indice $n_1 = 1,53$ dans l'air d'indice $n_2 = 1,00$ est : $R_{\text{lim}} = \arcsin\left(\frac{1,00}{1,53}\right) = 40,8^\circ$. Sur la figure 5.7, la face AB du prisme, dont la section est un triangle rectangle isocèle et dont l'indice est n_1 , se comporte donc comme un miroir pour la lumière puisque l'angle d'incidence dépasse l'angle limite de réfraction.
2. La lumière guidée par une fibre optique est « piégée » à l'intérieur de la fibre grâce au phénomène de réflexion totale : pour cela l'angle d'incidence i doit constamment dépasser l'angle de réfraction limite.

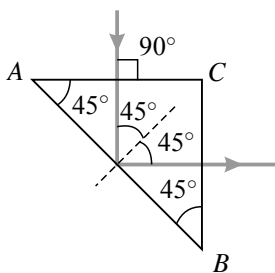


Figure 5.7 – Prisme à réflexion totale.

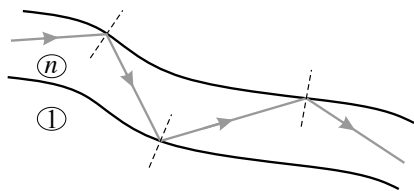


Figure 5.8 – Propagation dans une fibre optique.

3 Miroir plan

La suite de ce chapitre est consacrée à la formation d'images par des systèmes optiques. Un système optique est un ensemble de composants optiques (dioptries ou miroirs) rencontrés successivement par les rayons lumineux. Le système optique le plus simple est le miroir plan.

3.1 Image d'un point objet par un miroir plan

Un **miroir plan** est une surface réfléchissante plane. Comme chacun sait, on « se voit » dans un miroir. L'optique géométrique explique cette constatation en termes de rayons lumineux.

a) Image par un miroir plan d'un point objet réel

Un **point objet réel** est un point d'où partent les rayons lumineux qui arrivent sur un système optique.

On considère un point objet réel A situé devant un miroir plan. Un observateur reçoit les rayons lumineux issus de A après qu'ils ont été réfléchis par (M) (voir figure 5.9). La loi de la réflexion fait que ces rayons semblent provenir du point A' symétrique de A par rapport au plan de (M) (voir figure 5.9).

On va prouver ce résultat. Soit un rayon issu de A se réfléchissant sur (M) en I avec un angle

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

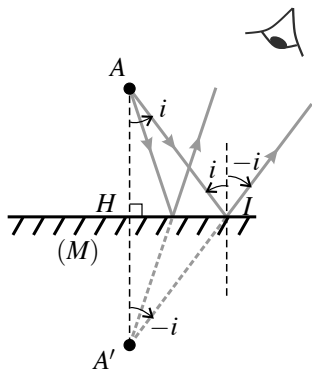


Figure 5.9 – Image d'un point objet réel par un miroir plan.

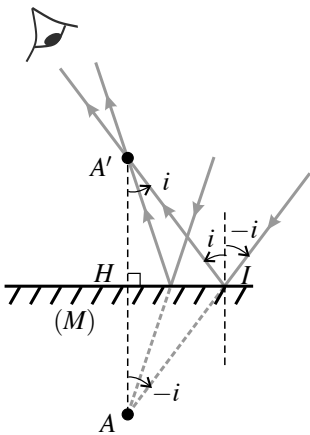


Figure 5.10 – Image d'un point objet virtuel par un miroir plan.

d'incidence quelconque i et soit A' le point d'intersection du prolongement du rayon réfléchi avec la droite normale au miroir passant par A . Sur la figure 5.9 on retrouve l'angle i en A par la propriété des angles alterne-interne et l'angle $-i$ en A' . Il vient alors :

$$\tan i = \frac{HI}{HA} = \frac{HI}{HA'} \quad \text{donc} \quad HA' = HA.$$

Ainsi, A' est le symétrique de A par rapport au plan du miroir. Il en est ainsi quel que soit l'angle d'incidence i donc tous les rayons réfléchis semblent venir de A' .

Pour l'œil qui reçoit les rayons réfléchis, tout se passe comme si ces rayons provenaient de A' . On dit que A' est l'image de A dans le miroir. C'est une image virtuelle.

Un **point image virtuel** A' est un point d'où semblent provenir les rayons lumineux sortant d'un système optique. Le prolongement des rayons au-delà de la surface du système passe par A' .

b) Image par un miroir plan d'un point objet virtuel

Un **point objet virtuel** A est un point vers lequel convergent les rayons lumineux arrivant sur un système optique. Le prolongement des rayons au-delà de la surface du système passe par A .

Sur la figure 5.10 le point A est un point objet virtuel pour le miroir (M) . La géométrie est la même que sur la figure 5.9 avec des rayons lumineux parcourus dans l'autre sens. Les rayons réfléchis passent tous par le symétrique A' de A par rapport au plan du miroir. On dit que A' est l'image de A par le miroir. C'est une image réelle.

Un **point image réel** est un point par lequel passent les rayons lumineux sortant d'un système optique.

En plaçant un écran perpendiculaire aux rayons en A' on voit un point lumineux net. Une image réelle peut être recueillie sur un écran.

3.2 Image d'un objet par un miroir plan

Un objet est un ensemble de points images. L'objet le plus simple que l'on puisse envisager est un vecteur $\overrightarrow{AB}$. Son image est le vecteur $\overrightarrow{A'B'}$ symétrique par rapport au miroir, soit un vecteur de même taille et de même sens. Le **grandissement** d'un miroir plan est égal à 1.

Un miroir plan donne de tout objet une image symétrique par rapport au plan du miroir.

4 Systèmes centrés et approximation de Gauss

4.1 Systèmes optiques centrés

Un **système optique centré** est un système optique dont les éléments constitutifs (dioptries, miroirs) ont un axe de symétrie commun. Cet axe est appelé **axe optique**. Il est orienté dans le sens de propagation de la lumière incidente.

Les plans perpendiculaires à l'axe optique sont appelés **plans de front** (voir figure 5.12).

4.2 Approximation de Gauss

a) Exemple d'une lentille demi-boule

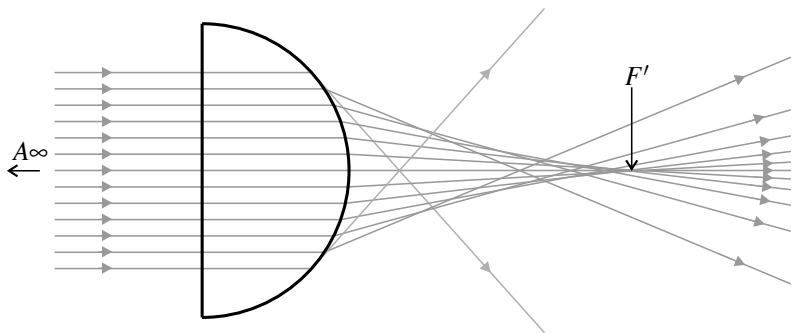


Figure 5.11 – Lentille demi-boule éclairée par un faisceau parallèle.

La figure 5.11 montre des **rayons incidents** parallèles traversant une demi-boule transparente d'indice $n = 1,5$, placée dans l'air d'indice $n_{\text{air}} = 1$. Les rayons sortant de la demi-boule sont les **rayons émergents**.

La demi-boule est un système centré. Les rayons incidents sont parallèles à son axe de symétrie, c'est-à-dire son axe optique. Ces rayons proviennent d'un point objet réel A situé à

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

distance infinie dans la direction des rayons. On constate que les rayons émergents ne passent pas tous par un point image. Cependant, les cinq rayons les plus proches de l'axe optique passent quasiment par le point F' indiqué par la flèche sur la figure. La demi-boule ne donne pas une image rigoureuse comme le miroir plan, mais une image approchée si l'on se restreint aux rayons proches de l'axe.

b) Rayons paraxiaux, conditions de Gauss

Un rayon incident sur un système centré est dit **paraxial** quand les deux conditions suivantes sont respectées :

- le rayon est proche de l'axe optique du système ;
- le rayon est peu incliné par rapport à l'axe optique.

Un système centré est utilisé dans les **conditions de Gauss** si tous les rayons incidents sont des rayons paraxiaux.

4.3 Propriétés d'un système centré dans les conditions de Gauss

Les systèmes centrés s'utilisent toujours dans les conditions de Gauss. Ils ont alors les propriétés de **stigmatisme** et d'**aplanétisme** approchés

a) Stigmatisme approché

On admet le résultat suivant :

Un **système centré** utilisé **dans les conditions de Gauss** donne de tout point objet (pouvant être réel ou virtuel) une image ponctuelle approchée (pouvant être réelle ou virtuelle).

Ceci est représenté sur la figure 5.12 dans le cas de points objets réels et de points images réels. L'image de tout objet A appartenant à l'axe optique est un point A' appartenant aussi à l'axe optique.

Les points objet et image sont dits **conjugués** par le système optique.

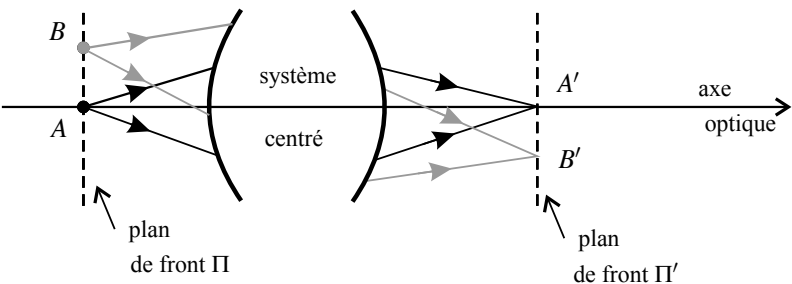


Figure 5.12 – Stigmatisme et aplanétisme dans les conditions de Gauss.

b) Aplanétisme approché

Un point B du plan de front passant par A a son image B' dans le plan de front passant par A' (voir figure 5.12).

Les plans de front Π et Π' passant par A et par A' sont conjugués par le système optique. De plus, par symétrie les vecteurs $\overrightarrow{A'B'}$ et $\overrightarrow{AB}$ sont colinéaires. On peut montrer qu'il existe un nombre sans dimension γ tel que $\overrightarrow{A'B'} = \gamma \overrightarrow{AB}$. γ est appelé **grandissement linéaire** et on le définit traditionnellement par la relation

$$\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}}.$$

les mesures algébriques étant prises le long de deux axes orientés dans le même sens. Le grandissement γ est indépendant du point B mais *il dépend des plans Π et Π' conjugués.*

La signification physique du grandissement γ est la suivante :

- si $|\gamma| > 1$ l'image est plus grande que l'objet, si $|\gamma| < 1$ l'image est plus petite que l'objet ;
- si $\gamma > 0$ l'image est droite, c'est-à-dire de même sens que l'objet, si $\gamma < 0$ l'image est renversée par rapport à l'objet.

c) Le stigmatisme approché est-il suffisant ?

Les systèmes centrés dans les conditions de Gauss n'ont qu'un stigmatisme approché. Ainsi, lorsqu'on recueille l'image réelle d'un point sur un écran on obtient non un point, mais une tache lumineuse plus ou moins grosse. Est-ce que cela peut être satisfaisant ? Quelle taille maximale de la tache peut-on accepter ?

Pour répondre à ces questions il faut réfléchir à l'utilisation de l'image. Par exemple, dans le cas d'un appareil photographique, l'objectif forme l'image sur le capteur CCD qui est le récepteur photosensible de l'appareil. Ce capteur est une mosaïque de cellules élémentaires correspondant chacune à un pixel, c'est-à-dire un « point » sur l'image finale. Ces cellules ont une taille non nulle, de l'ordre de quelques microns. Le capteur ne fait pas la distinction entre un point parfait et une tache plus petite que la cellule élémentaire. En effet, si deux photons arrivent sur la même cellule élémentaire, ils sont identifiés comme arrivant au même point. Le stigmatisme approché de l'objectif est donc suffisant si la taille des taches images est inférieure à la taille d'une cellule élémentaire du capteur.

4.4 Foyers objet, foyers image

a) Point à l'infini

Un point à l'infini est un point situé à distance infinie du système. Les rayons passant par un point à l'infini sont parallèles entre eux. Le point est localisé à l'infini, dans la direction commune aux rayons.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

b) Foyers principaux

On appelle **foyer image principal** l'image du point objet situé à l'infini dans la direction de l'axe optique. Ce point est noté F' . Les rayons incidents parallèles à l'axe optique donnent des rayons émergents qui passent tous par F' (voir figure 5.13).

On appelle **foyer objet principal** le point objet dont l'image est située à l'infini dans la direction de l'axe optique. Ce point est noté F . Les rayons incidents issus de F donnent des rayons émergents tous parallèles à l'axe optique (voir figure 5.14).

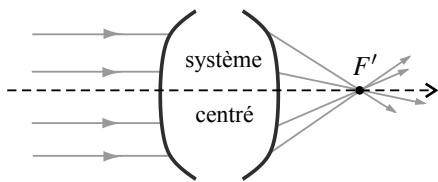


Figure 5.13 – Foyer image principal.

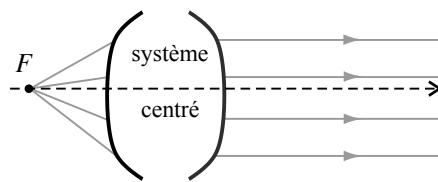


Figure 5.14 – Foyer objet principal.



Contrairement à ce que les notations pourraient laisser croire, le foyer principal image F' n'est pas le point conjugué du foyer image F !

c) Foyers secondaires

Par aplanétisme, tout point objet à l'infini mais hors de l'axe optique a son image dans le plan de front passant par F' . Ce plan est appelé **plan focal image**. Les points du plan focal image sont des **foyers image secondaires** et notés F'_s . Un faisceau incident de rayons parallèles entre eux, mais non parallèle à l'axe optique, est transformé en un faisceau convergent vers un foyer image secondaire (voir figure 5.15).

De même, on appelle **plan focal objet** le plan de front passant par F . Les points F_s de ce plan sont des **foyers objet secondaires**. Un faisceau incident issu d'un foyer objet secondaire donne un faisceau de rayons parallèles entre eux, mais non parallèle à l'axe optique (voir figure 5.16).

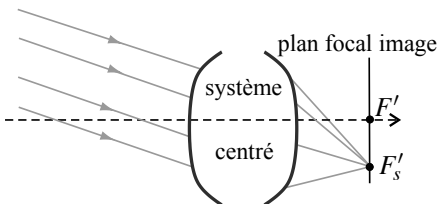


Figure 5.15 – Foyer image secondaire.

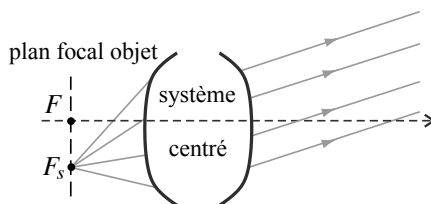


Figure 5.16 – Foyer objet secondaire.

d) **Système afocal**

Un système qui transforme un faisceau incident parallèle en un faisceau émergent parallèle, conjugue un point objet à l’infini avec un point image à l’infini. Il n’a donc pas de foyers et est qualifié de **système afocal** (voir figure 5.17).

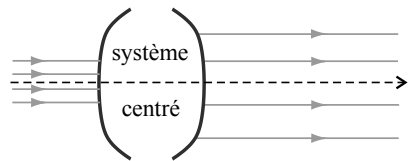


Figure 5.17 – Système afocal.

5 **Lentilles minces**

Les lentilles minces sont les composants élémentaires de la plupart des systèmes centrés.

5.1 **Présentation des lentilles**

a) **Les différentes sortes de lentilles**

Une **lentille** est un composant optique constitué par un milieu transparent, homogène et isotrope, délimité par deux dioptries sphériques ou un dioptre sphérique et un dioptre plan (voir figures 5.18 et 5.19).

Les lentilles sont des systèmes centrés. On distingue deux types de lentilles :

- les **lentilles convergentes** qui sont les lentilles à bords minces (voir figure 5.18) ;
- les **lentilles divergentes** qui sont les lentilles à bords épais (voir figure 5.19).

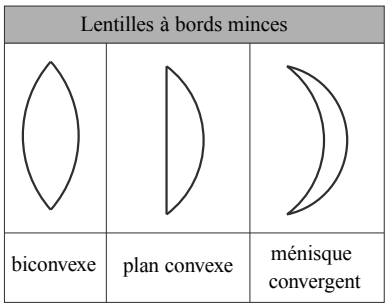


Figure 5.18 – Différentes lentilles à bords minces, convergentes.

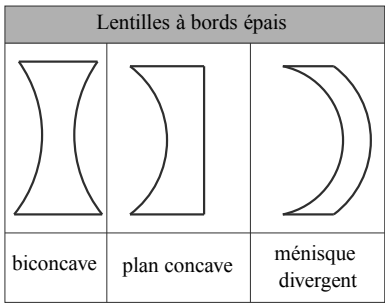


Figure 5.19 – Différentes lentilles à bords épais, divergentes.

Dans les conditions normales d’utilisation de la lentille, il existe un point *O* situé sur l’axe optique, tel que pour tout rayon passant par *O* à l’intérieur de la lentille, le rayon sortant de la lentille est parallèle au rayon entrant (voir figure 5.20). Ce point est appelé **centre optique** de la lentille.

Une **lentille mince** est une lentille dont l’épaisseur *e* sur l’axe est petite comparée aux rayons de courbures de ses faces. Dans ce cas, on néglige complètement cette épaisseur et on représente les lentilles par un trait sur lequel on fait seulement figurer le centre optique *O*. Les

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

symboles des lentilles convergente et divergente sont donnés sur la figure 5.21.

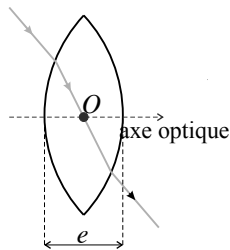


Figure 5.20 – Centre optique d’une lentille.

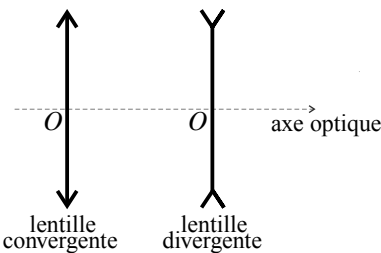


Figure 5.21 – Symbole des lentilles minces.

b) Lentilles convergentes

Si on éclaire une lentille convergente par un faisceau parallèle à l’axe optique, on observe que les rayons réfractés convergent en un point de l’espace image qui est donc le foyer principal image F' (voir figure 5.23). De même, si on place une source ponctuelle au point F , symétrique de F' par rapport à O , on observe qu’après la lentille, le faisceau est parallèle à l’axe, donc F est le foyer principal objet (voir figure 5.22).

Pour une **lentille convergente**, les foyers principaux objet et image sont symétriques par rapport au centre optique. Le foyer objet est situé avant le centre optique O et le foyer image après O dans le sens de propagation de la lumière.

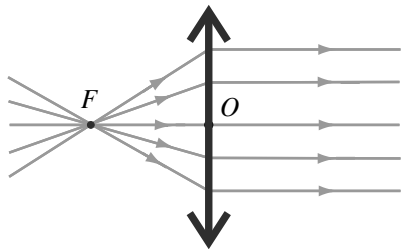


Figure 5.22 – Foyer principal objet d’une lentille convergente.

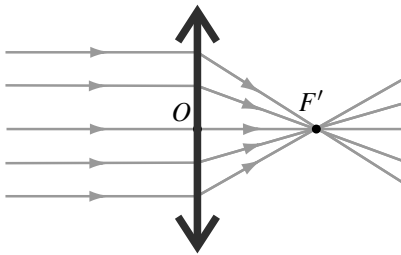


Figure 5.23 – Foyer principal image d’une lentille convergente.

On définit les distances focales :

- la **distance focale objet** $f = \overline{OF}$, qui est négative pour une lentille convergente ;
- la **distance focale image** $f' = \overline{OF'}$, qui est positive pour une lentille convergente.

Les distances focales f et f' sont l’opposée l’une de l’autre.

On définit aussi la **vergence** V d'une lentille par :

$$V = \frac{1}{f'} = -\frac{1}{f}. \tag{5.3}$$

La vergence d'une lentille convergente est positive. La vergence est homogène à l'inverse d'une distance et l'unité de la vergence est la *dioptrie* (symbole δ) qui correspond à des m^{-1} . Ainsi une lentille de distance focale image $f' = 50 \text{ cm}$ a une vergence de 2δ .

c) Lentilles divergentes

Si l'on éclaire une lentille divergente avec un faisceau parallèle à l'axe, on observe que le faisceau diverge après passage à travers la lentille (voir figure 5.25). Si on prolonge les rayons du faisceau divergent, ils semblent provenir d'un point de l'espace objet qui est donc l'image du faisceau parallèle. Ce point est le foyer principal image F' de la lentille. C'est un point image virtuel.

Si l'on éclaire la lentille par un faisceau convergent (voir figure 5.24), dont les prolongements de rayon se croisent au point symétrique de F' par rapport à la lentille, le faisceau émergent est parallèle à l'axe. Ce point est donc le foyer principal objet F . C'est un point objet virtuel.

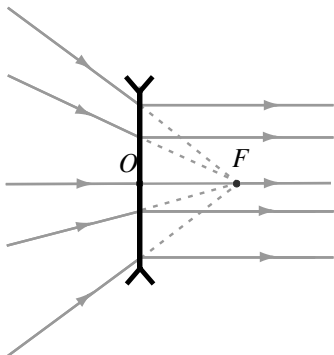


Figure 5.24 – Foyer objet d'une lentille divergente.

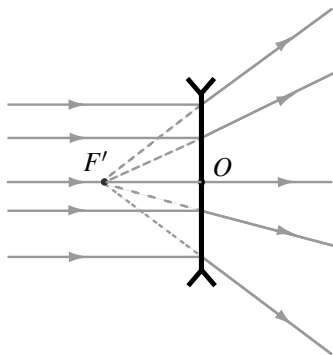


Figure 5.25 – Foyer image d'une lentille divergente.

Pour une **lentille divergente** les foyers principaux objet et image sont symétriques par rapport au centre optique. Ce sont des points *virtuels* : le foyer objet est situé après le centre optique O et le foyer image avant O dans le sens de propagation de la lumière. La distance focale objet $f = \overline{OF}$ est négative, la distance focale image $f' = \overline{OF'}$ est positive et $f = -f'$. La vergence d'une lentille divergente est négative.

5.2 Constructions géométriques

Pour trouver l'image d'un objet par une lentille on peut procéder graphiquement, en réalisant une construction géométrique. Il est important de maîtriser cette méthode qui est présentée dans ce paragraphe.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

a) Les règles de construction

On connaît le rayon émergent d'une lentille mince pour trois types de rayons incidents remarquables :

1. un rayon incident passant par le centre optique O n'est pas dévié ;
2. un rayon incident parallèle à l'axe donne un rayon émergent qui passe (réellement ou virtuellement) par le foyer image F' ;
3. un rayon incident passant (réellement ou virtuellement) par le foyer objet F donne un rayon émergent parallèle à l'axe optique.

De plus, d'après la définition des foyers secondaires :

4. deux rayons incidents parallèles donnent des rayons émergents qui se croisent (réellement ou virtuellement) dans le plan focal image ;
5. deux rayons incidents qui se croisent (réellement ou virtuellement) dans le plan focal objet donnent des rayons émergents parallèles entre eux.

b) Méthode de construction

Les trois premières règles permettent de déterminer graphiquement l'image de n'importe quel point objet B hors de l'axe optique. Il suffit de tracer les trois rayons remarquables passant (réellement ou virtuellement) par B . Les trois rayons émergents passent tous (réellement ou virtuellement) par l'image (réelle ou virtuelle) B' de B .

Dans le cas d'un point objet A situé sur l'axe optique, les trois rayons remarquables sont confondus avec l'axe optique. Pour déterminer l'image A' de A on prend un point B dans le plan de front passant par A et on construit son image B' . A' est l'intersection du plan de front passant par B' avec l'axe optique.

Dans ces constructions les parties virtuelles des rayons sont représentées en pointillés.

c) Application à une lentille convergente

Les figures 5.26 à 5.29 montrent les constructions géométriques dans les quatre cas possibles :

1. l'objet est réel et situé avant F ;
2. l'objet est réel et situé entre F et O ;
3. l'objet est virtuel donc situé après O ;
4. l'objet est situé à l'infini.



Il est vivement conseillé de refaire ces constructions sur une feuille : il faut représenter d'abord la lentille avec son axe, son centre optique et ses deux foyers (dans le bon ordre), puis placer dans la zone choisie un objet $\overrightarrow{AB}$ avec A sur l'axe optique et B dans le plan de front passant par A , puis tracer les trois rayons remarquables passant par B pour en déduire l'image $\overrightarrow{A'B'}$.

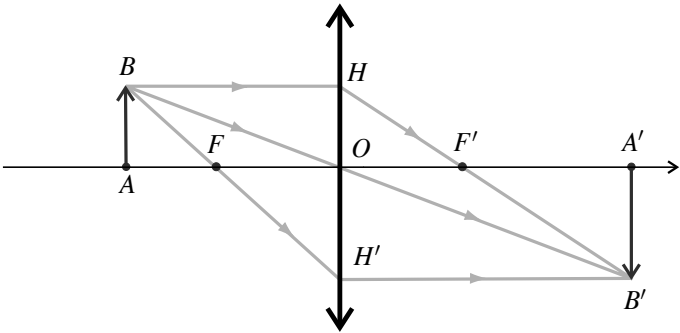


Figure 5.26 – Construction de l'image d'un objet réel situé avant le foyer objet par une lentille convergente. Les trois rayons émergents se croisent en B' , l'image est réelle.

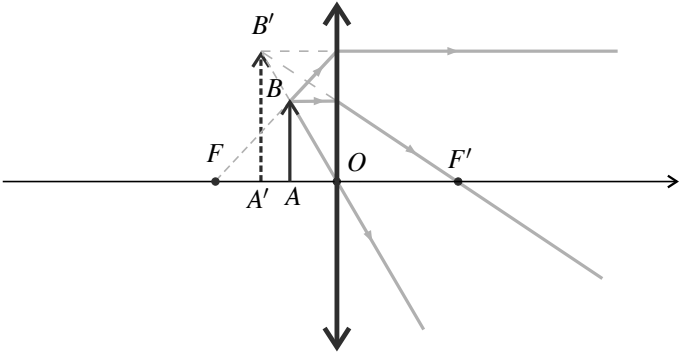


Figure 5.27 – Construction de l'image d'un objet réel situé entre le foyer objet et le centre par une lentille convergente. Les prolongements des trois rayons émergents se croisent en B' , l'image est virtuelle.

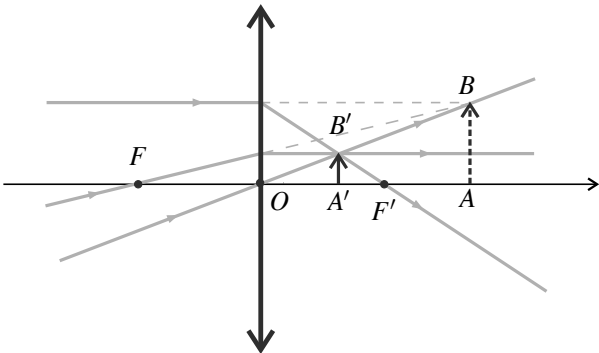


Figure 5.28 – Construction de l'image d'un objet virtuel situé après le centre par une lentille convergente. Les trois rayons émergents se croisent en B' , l'image est réelle.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

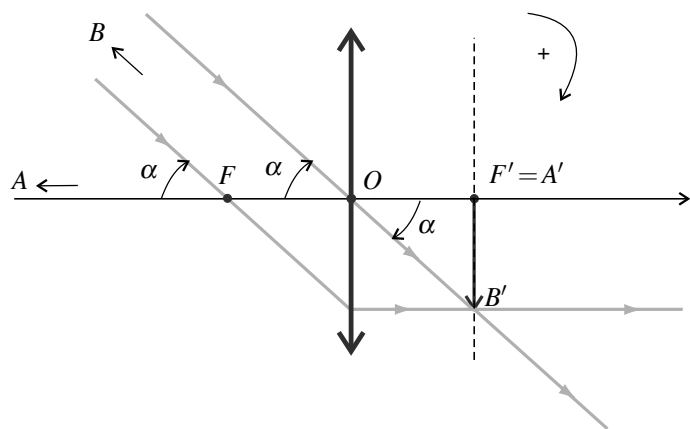


Figure 5.29 – Construction de l’image d’un objet à l’infini. Les deux rayons émergents se croisent en B' , l’image est réelle.

Les résultats sont les suivants :

1. un objet réel avant F donne une image réelle, renversée, située après F' ;
2. un objet réel entre F et O donne une image virtuelle, droite, plus grande, c’est le cas de la loupe ;
3. un objet virtuel après O donne une image réelle, plus petite, droite ;
4. un objet à l’infini a une image réelle, dans le plan focal image.

Dans le cas où l’objet est à l’infini on ne peut tracer que deux rayons remarquables venant de B . Ils sont parallèles entre eux et inclinés d’un angle α par rapport à l’axe optique. B' appartient au plan focal image ce qui est normal puisque B est à l’infini. Dans le triangle $OF'B'$ on peut écrire :

$$\tan \alpha = -\frac{\overline{A'B'}}{\overline{OF'}} \quad \text{soit} \quad \overline{A'B'} = -f' \tan \alpha \simeq -f' \alpha,$$

puisque, dans les conditions de Gauss, l’angle α est très petit.

d) Application à une lentille divergente

Les figures 5.30 à 5.33 montrent les constructions géométriques dans les quatre cas possibles :

1. l’objet est réel donc situé avant O ;
2. l’objet est virtuel et situé entre O et F ;
3. l’objet est virtuel et situé après F ;
4. l’objet est situé à l’infini.

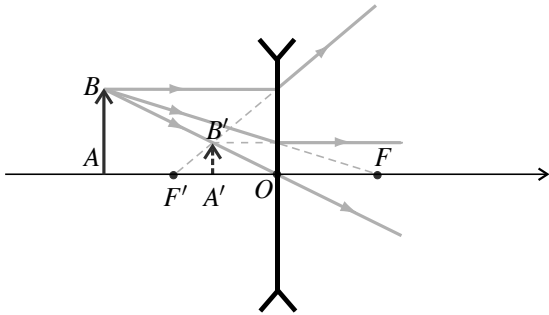


Figure 5.30 – Construction de l'image d'un objet réel situé avant le centre par une lentille divergente. Les prolongements des trois rayons émergents se croisent en B' , l'image est virtuelle.

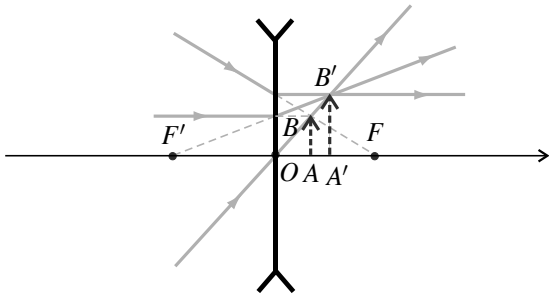


Figure 5.31 – Construction de l'image d'un objet virtuel situé entre le centre et le foyer objet par une lentille divergente. Les trois rayons émergents se croisent en B' , l'image est réelle.

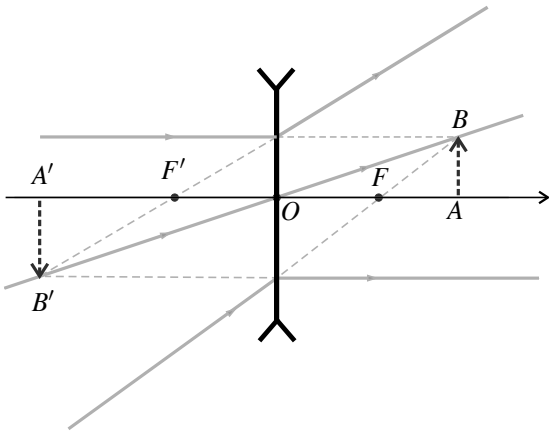


Figure 5.32 – Construction de l'image d'un objet virtuel situé après le foyer objet par une lentille divergente. Les prolongements des trois rayons émergents se croisent en B' , l'image est virtuelle.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

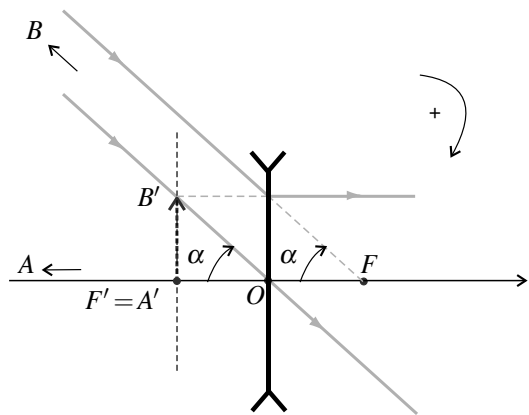


Figure 5.33 – Construction de l'image d'un objet à l'infini. Les prolongements des deux rayons émergents se croisent en B' , l'image est virtuelle.

Les résultats sont les suivants :

1. un objet réel avant O donne une image virtuelle, droite, plus petite ;
2. un objet virtuel entre O et F donne une image réelle, droite, plus grande ;
3. un objet virtuel après F donne une image virtuelle, renversée ;
4. un objet à l'infini a une image virtuelle, située dans le plan focale image.

À la différence de la lentille convergente, une lentille divergente ne peut pas donner une image réelle d'un objet réel.

Dans le cas où l'objet est à l'infini on ne peut tracer que deux rayons remarquables venant de B . Ils sont parallèles entre eux et inclinés d'un angle α par rapport à l'axe optique. B' appartient au plan focal image ce qui est normal puisque B est à l'infini. Dans le triangle $OF'B'$ on peut écrire :

$$\tan \alpha = -\frac{\overline{A'B'}}{\overline{OF'}} \quad \text{soit} \quad \overline{A'B'} = -f' \tan \alpha \simeq -f' \alpha,$$

puisque, dans les conditions de Gauss, l'angle α est très petit.

e) Comment reconnaître rapidement une lentille ?

En pratique on peut savoir facilement si une lentille est convergente ou divergente :

- lorsqu'on regarde à travers une lentille divergente on voit quelle que soit la position de l'objet (qui est réel bien sûr) une image à l'endroit de taille réduite : c'est le cas 1 du paragraphe d) ;
- lorsqu'on regarde à travers une lentille convergente un objet lointain l'image est le plus souvent floue, il faut éloigner la lentille de son œil pour voir une image nette de taille réduite et à l'envers : c'est le cas 1 étudié au paragraphe c). Si la distance focale de la lentille est trop grande on ne trouve pas d'image nette.

Dans le cas d'une lentille convergente on peut déterminer rapidement une valeur approchée de sa distance focale. Il faut pour cela regarder à travers la lentille un objet placé assez près de la lentille : on voit une image droite et agrandie, c'est le cas 2 du paragraphe c) page 160 qui correspond à l'utilisation de la lentille comme loupe. Lorsqu'on éloigne la lentille de l'objet l'image s'agrandit de plus en plus puis devient floue. À ce moment on est à la limite du cas 2 et du cas 1 : la distance entre l'objet et la lentille est égale à la distance focale f' .

5.3 Relations de conjugaison

a) Principe

Les images trouvées par les constructions géométriques peuvent se calculer en utilisant les **formules de conjugaison**. Ces formules vont par deux :

- une **formule de position** liant les positions de deux points A et A' conjugués appartenant à l'axe optique ;
- une **formule du grandissement** exprimant le grandissement $\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}}$ entre les plans de front conjugués passant par A et A' qui permet de positionner l'image B' d'un point B quelconque du plan de front passant par A .

Les formules de conjugaison ne sont pas à apprendre par cœur. Elles doivent être fournies aux candidats lors des épreuves de concours.

b) Relations avec origine aux foyers, dites relations de Newton

Ces relations font apparaître les mesures algébriques $\overline{FA}$ et $\overline{F'A'}$ qui repèrent les positions du point objet A et du point image A' respectivement par rapport au foyer objet F et au foyer image F' .

La formule de position est :

$$\overline{F'A'} \times \overline{FA} = -f'^2 = -f^2 = ff', \tag{5.4}$$

et la formule du grandissement :

$$\gamma = -\frac{\overline{F'A'}}{f'} = -\frac{f}{\overline{FA}}. \tag{5.5}$$



Ces formules font intervenir des mesures algébriques. Lorsqu'on les applique il faut contrôler les signes en observant une figure.

c) Relations avec origine au centre, dites relations de Descartes

Ces relations font apparaître les mesures algébriques $\overline{OA}$ et $\overline{OA'}$ qui repèrent les positions du point objet A et du point image A' par rapport au centre optique O de la lentille.

La formule de position est :

$$\frac{1}{\overline{OA'}} - \frac{1}{\overline{OA}} = \frac{1}{f'} = V, \tag{5.6}$$

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

et la formule du grandissement :

$$\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA}}. \quad (5.7)$$

5.4 Complément : démonstration des formules de conjugaison

On va établir les formules de conjugaison à partir de la figure 5.26.

On peut exprimer le grandissement en faisant intervenir le point H projeté de B sur la lentille et le point H' projeté de B' sur la lentille (voir figure 5.26). Il vient alors, en utilisant le théorème de Thalès dans les triangles ABF et $OH'F$:

$$\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{OH'}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{FO}}{\overline{FA}} = -\frac{f}{\overline{FA}}.$$

De même, en utilisant le théorème de Thalès dans les triangles HOF' et $F'A'B'$:

$$\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{OH}} = \frac{\overline{F'A'}}{\overline{F'O}} = -\frac{\overline{F'A'}}{f'}.$$

On vient de trouver les relations de grandissement de Newton. En combinant ces deux relations on obtient la relation de position.

$$\overline{F'A'} \times \overline{FA} = f f'.$$

Revenant à l'observation de la figure 5.26, on peut écrire le grandissement d'une autre manière, en utilisant le théorème de Thalès dans les triangles OAB et $OA'B'$:

$$\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA}},$$

qui est la formule du grandissement de Descartes. Enfin, en modifiant la formule de position de Newton grâce à la loi de Chasles pour faire apparaître le centre O on trouve :

$$(\overline{F'O} + \overline{OA'}) (\overline{FO} + \overline{OA}) = -f^2.$$

En remplaçant $\overline{F'O}$ par $-f'$ et $\overline{FO}$ par $-f = f'$ et en développant, les termes en f'^2 se simplifient et on obtient :

$$f' \overline{OA'} - f' \overline{OA} + \overline{OA} \overline{OA'} = 0.$$

Il ne reste plus qu'à diviser l'expression par $f' \overline{OA} \overline{OA'}$, pour trouver la relation de position de Descartes.

6 Applications des lentilles

6.1 Projection d'une image

a) Position du problème

On veut projeter l'image d'un objet rétroéclairé sur un écran (diapositive par exemple). On souhaite avoir une image agrandie le plus possible, aussi lumineuse et nette que possible, avec une distance D entre l'objet et l'écran qui est imposée par les conditions extérieures.

Pour cela on doit utiliser une lentille nécessairement convergente car il faut obtenir une image réelle d'un objet réel. Comment choisir la distance focale de cette lentille ? Comment obtenir une image lumineuse et uniformément éclairée ?

b) Choix de la lentille

Condition pour avoir une image nette On voit une image nette si la lentille forme l'image de l'objet exactement sur l'écran. Pour cela il faut placer la lentille convergente au bon endroit entre l'objet et l'écran. La figure 5.34 illustre cette situation : A est un point de l'objet conjugué avec le point A' sur l'écran.

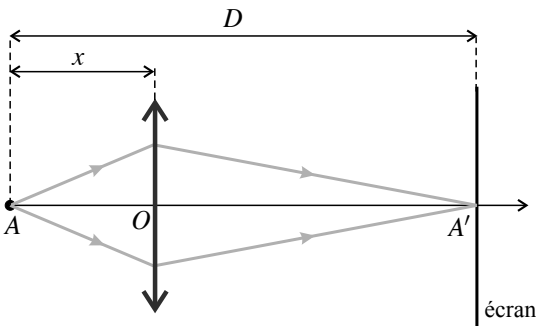


Figure 5.34 – Principe de la projection sur un écran.

Pour calculer la bonne distance x entre l'objet et la lentille on peut appliquer la formule de conjugaison de Descartes. On trouve en observant la figure (en faisant attention aux signes des mesures algébriques) : $\overline{OA} = -x$ et $\overline{OA'} = D - x$. Il vient :

$$\frac{1}{\overline{OA'}} - \frac{1}{\overline{OA}} = \frac{1}{f'} \Leftrightarrow \frac{1}{D-x} + \frac{1}{x} = \frac{1}{f'}.$$

Ceci conduit à l'équation du second degré en x : $x^2 - xD + Df' = 0$. Cette équation n'a de solution que si son discriminant Δ est positif, or : $\Delta = D^2 - 4f'D = D(D - 4f')$. On en déduit une condition sur la distance focale de la lentille :

Pour projeter un objet sur un écran avec une lentille convergente, il faut que la distance D entre l'objet et l'écran et la distance focale image f' de la lentille vérifient :

$$D \geq 4f'.$$

Condition pour avoir un grandissement suffisant D'après la formule du grandissement :

$$\gamma = \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA}} = \frac{D-x}{-x} = -\left(\frac{D}{x} - 1\right).$$

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

Ce grandissement est négatif : l'image sur l'écran est renversée (ceci apparaît sur la figure 5.26). La taille de l'image est proportionnelle à $|\gamma|$ qui augmente si x diminue : *pour avoir une grande image il faut que la lentille soit le plus près possible de l'objet.*

L'équation du second degré précédente a pour solutions :

$$x_1 = \frac{1}{2} \left(D - \sqrt{D^2 - 4Df'} \right) \quad \text{et} \quad x_2 = \frac{1}{2} \left(D + \sqrt{D^2 - 4Df'} \right).$$

Ces deux racines correspondent à des positions de la lentille de part et d'autre du milieu entre l'objet et l'écran. Pour une image agrandie il faut choisir la plus petite des deux soit x_1 . En effet, dans l'autre position l'écran est plus près de la lentille que l'objet et donc l'image est réduite, d'après la formule $|\gamma| = \frac{OA'}{OA}$.

D'autre part, x_1 diminue si f diminue.

Pour avoir une image agrandie il faut placer la lentille plus près de l'objet que de l'écran.
Pour une distance objet-écran fixée, l'image est d'autant plus grande que la distance focale de la lentille convergente utilisée est petite.

Prise en compte des conditions de Gauss Pour que l'image soit de bonne qualité il faut respecter les conditions de Gauss : les rayons doivent être proches de l'axe optique de la lentille et peu inclinés par rapport à cet axe. Or, en diminuant la distance objet-lentille, pour une taille de lentille donnée, on augmente l'angle d'inclinaison des rayons qui frappent la lentille sur ses bords. Il y a donc un compromis à trouver entre la taille de l'image et sa netteté.

La lentille doit avoir une distance focale suffisamment petite pour avoir un grandissement suffisant mais pas trop petite pour respecter les conditions de Gauss.

Par ailleurs on améliore la qualité des conditions de Gauss en utilisant, si nécessaire, un diaphragme circulaire qui arrête les rayons trop éloignés de l'axe optique. Ce dispositif est visible sur la figure 5.35 ci-dessous.

c) Éclairage de l'objet

Pour éclairer l'objet de manière optimale on utilise une lanterne munie d'un **condenseur**. Un condenseur est une lentille convergente (ou un ensemble de lentilles) permettant de concentrer les rayons de la source de lumière vers l'objet pour qu'il soit plus lumineux (voir figure 5.35). Le meilleur réglage du condenseur est celui pour lequel la lumière converge sur la lentille de projection. On a ainsi un éclairage de l'objet uniforme et une grande quantité de lumière qui traverse la lentille.

Le montage de projection complet est montré avec son réglage sur la figure 5.35.

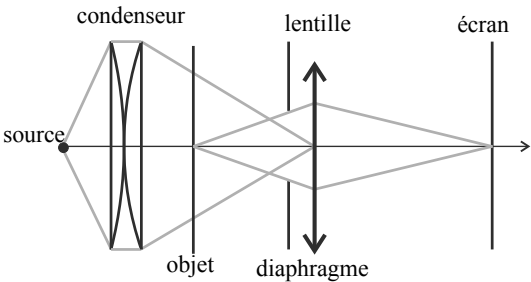


Figure 5.35 – Montage pratique pour la projection d’une image.

6.2 Le microscope

Le microscope est constitué de deux parties optiques :

- l’**objectif** qui est du côté de l’objet ;
- l’**oculaire** qui est du côté de l’œil.

Pour comprendre le fonctionnement il faut savoir qu’un œil normal voit correctement sans se fatiguer lorsque l’objet observé est situé à l’infini (voir le dernier paragraphe de ce chapitre). Avec un instrument d’optique, l’objet pour l’œil est en fait l’image finale donnée par l’instrument. Il faut donc retenir que :

L’image finale donnée par un instrument d’optique oculaire doit être **à l’infini**.

a) Modélisation d’un microscope

On modélise très simplement un microscope par deux lentilles minces :

- l’objectif est équivalent à une lentille convergente L_1 de distance focale $f'_1 = 5\text{ mm}$;
- l’oculaire est équivalent à une lentille convergente L_2 de distance focale $f'_2 = 2,5\text{ cm}$.

Puisqu’on a deux lentilles il faut préciser leur position relative. On se donne donc la distance entre le foyer image de l’objectif F'_1 et le foyer objet de l’oculaire F_2 , soit $\Delta = F'_1F_2 = 25\text{ cm}$. Ces valeurs sont indicatives, elles varient d’un microscope à l’autre.

b) Étude de la mise au point

La mise au point consiste à déplacer l’objet jusqu’à voir son image nette dans l’oculaire sans fatigue. Quelle doit être la distance entre l’objectif et l’oculaire ?

Soit AB l’objet observé. L’objectif donne de AB une image A_1B_1 ; l’oculaire donne de A_1B_1 une image à l’infini. Ceci est résumé par le schéma suivant :

$$AB \xrightarrow{\text{objectif}} A_1B_1 \xrightarrow{\text{oculaire}} \infty.$$

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

 Ce type de schéma « des images successives » est très utile lorsqu'on étudie un instrument avec 2 ou plusieurs lentilles.

Puisque l'image finale est à l'infini, A_1B_1 doit se trouver dans le plan focal objet de l'oculaire, donc : $A_1 = F_2$.

On peut en déduire la position de AB en utilisant une formule de conjugaison. Il est judicieux d'utiliser la relation de Newton pour L_1 qui s'écrit :

$$\overline{F_1'F_2} \times \overline{F_1A} = -f_1'^2, \quad \text{ce qui donne : } \overline{F_1A} = -\frac{f_1'^2}{\Delta} = -0,1 \text{ mm.}$$

On obtient enfin $\overline{O_1A}$ par la loi de Chasles :

$$\overline{O_1A} = \overline{O_1F_1} + \overline{F_1A} = -f_1' + \overline{F_1A} = -5,1 \text{ mm.}$$

C'est la distance entre la lentille objectif et l'objet lorsque la mise au point est réussie.

c) Construction géométrique

Pour effectuer la construction, il faut chercher l'antécédent de F_2 par L_1 , ce qui a été réalisé sur la figure 5.36, en utilisant les trois rayons remarquables pour L_1 passant par B_1 .

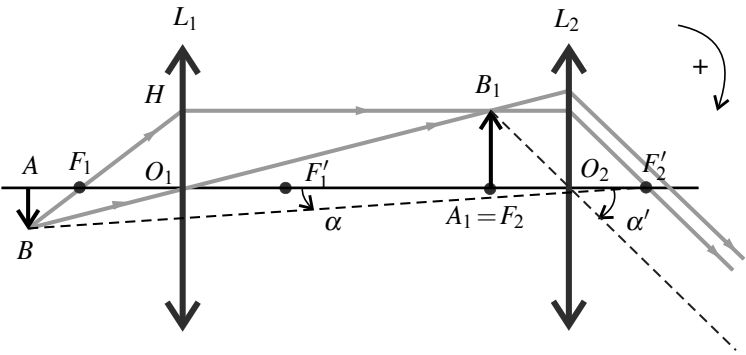


Figure 5.36 – Microscope.

d) Grossissement

Par définition :

Le grossissement G est le rapport de l'angle α' sous lequel l'objet est vu à travers le microscope sur l'angle α sous lequel il est vu à l'œil nu.

Le microscope est conçu de manière à ce que l'on place son œil au foyer image de l'oculaire. L'angle sous lequel l'objet est vu dans le microscope est l'angle d'inclinaison α' des rayons émergents (voir figure 5.36). Comme on a pris le sens horaire comme sens positif pour les

angles, α' est positif. De plus cet angle est petit puisque l'on doit respecter les conditions de Gauss. On peut alors écrire :

$$\alpha' \simeq \tan \alpha' = \frac{\overline{A_1 B_1}}{\overline{F_2 O_2}} = \frac{\overline{A_1 B_1}}{f'_2}.$$

On peut exprimer $\overline{A_1 B_1}$ en fonction de $\overline{AB}$ en utilisant la relation de grandissement de Newton pour la lentille L_1 : $\gamma_1 = \frac{f'_1}{\overline{F_1 A}}$. On obtient finalement :

$$\alpha' = \frac{\overline{AB}}{\overline{F_1 A}} \frac{f'_1}{f'_2}.$$

Il faut maintenant déterminer l'angle sous lequel AB est vu sans microscope. L'angle est montré sur la figure 5.36 (rappel : l'œil est placé en F'_2). α est négatif, très petit d'après les conditions de Gauss, et :

$$\alpha \simeq \tan \alpha = \frac{\overline{AB}}{\overline{AF'_2}}.$$

Or : $\overline{AF'_2} = \overline{AF_1} + \overline{F_1 F'_1} + \overline{F'_1 F_2} + \overline{F_2 F'_2} = \overline{AF_1} + 2f'_1 + \Delta + 2f'_2 = 310,1 \text{ mm}$. Le grossissement est donc :

$$G = \frac{\alpha'}{\alpha} = \frac{f'_1}{f'_2} \frac{\overline{AF'_2}}{\overline{F_1 A}} = -620. \tag{5.8}$$

On trouve un grossissement négatif car l'image sera vue renversée par rapport à l'objet ce qui est dû à l'objectif. On peut s'en rendre compte en déplaçant l'objet car on voit l'image se déplacer en sens inverse.

6.3 La lunette de Galilée

La lunette de Galilée est la lunette la plus simple qui permette d'observer des objets terrestres. On modélise l'objectif par une lentille convergente L_1 de distance focale $f'_1 = 60 \text{ cm}$ et l'oculaire par une lentille divergente L_2 de distance focale $f'_2 = -5 \text{ cm}$. Les valeurs ci-dessus sont des exemples, elles peuvent différer d'une lunette à l'autre.

Les objets observés sont à une distance grande devant la distance focale, on peut alors considérer qu'ils sont à l'infini : on dit que la lunette est réglée à l'infini. Comme pour le microscope, l'image finale doit être à l'infini. L'objet et l'image étant à l'infini, il s'agit d'un **système afocal**.

Puisque l'objet est à l'infini, l'image intermédiaire est dans le plan focal image de L_1 et comme l'image finale est à l'infini, l'image intermédiaire est dans le plan focal objet de L_2 :

$$\infty \xrightarrow{\text{objectif}} A_1 B_1 \xrightarrow{\text{oculaire}} \infty \text{ avec } A_1 = F_2 = F'_1.$$

Il faut donc disposer les lentilles de manière à ce que $F'_1 = F_2$ (voir figure 5.37).

Sur la figure, on a représenté un faisceau parallèle provenant de l'objet sous un angle α et émergeant de la lunette sous un angle α' . Comme cela a été fait, on a toujours intérêt à représenter l'image intermédiaire car cela peut faciliter les calculs ultérieurs.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

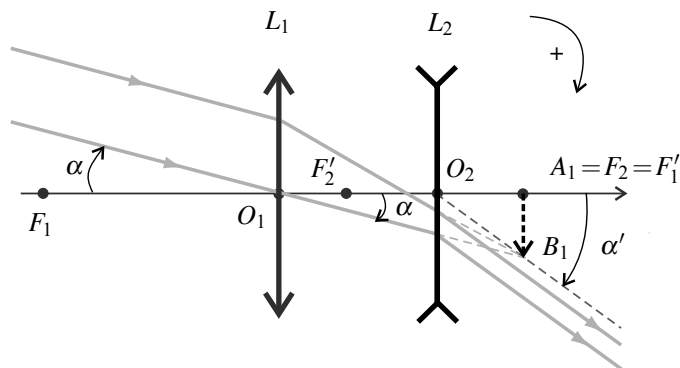


Figure 5.37 – Lunette de Galilée.

On cherche à calculer le grossissement :

$$G = \frac{\alpha'}{\alpha}.$$

On utilise pour cela l'image intermédiaire et les rayons passant par les centres optiques :

$$\alpha' \simeq \tan \alpha' = \frac{\overline{B_1 A_1}}{\overline{O_2 F_2}} \quad \text{et} \quad \alpha \simeq \tan \alpha = \frac{\overline{B_1 A_1}}{\overline{O_1 F_1'}},$$

avec le sens positif choisi pour les angles. Ainsi :

$$G = \frac{\alpha'}{\alpha} = \frac{\overline{O_1 F_1'}}{\overline{O_2 F_2}} = \frac{f_1'}{f_2} = 12.$$

Le grossissement est positif donc objet et image sont dans le même sens.

6.4 La lunette astronomique

La lunette astronomique est aussi une lunette permettant d'observer des objets à très grandes distances (à l'infini). On modélise l'objectif par une lentille convergente L_1 de distance focale $f_1' = 60$ cm et l'oculaire par une lentille convergente L_2 de distance focale $f_2' = 5$ cm. Les valeurs ci-dessus sont des exemples, elles peuvent différer d'une lunette à l'autre.

Comme la lunette de Galilée, la lunette astronomique est réglée à l'infini et $F_1' = F_2$ (voir figure 5.38) et c'est un système afocal. La méthode de calcul du grandissement est la même :

$$\alpha' \simeq \tan \alpha' = -\frac{\overline{A_1 B_1}}{\overline{F_2 O_2}} \quad \text{et} \quad \tan \alpha \simeq \alpha = \frac{\overline{A_1 B_1}}{\overline{O_1 F_1'}},$$

avec le sens positif choisi pour les angles. Ainsi :

$$G = \frac{\alpha'}{\alpha} = -\frac{\overline{O_1 F_1'}}{\overline{F_2 O_2}} = -\frac{f_1'}{f_2'} = -12.$$

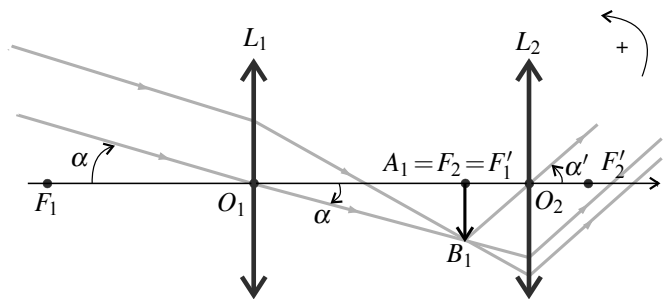


Figure 5.38 – Lunette astronomique.

Le grossissement est négatif, donc l’image est à l’envers. C’est pour cela qu’on ne se sert pas de cette lunette pour observer des objets terrestres.

7 L’œil

7.1 Description et modélisation

Une coupe de l’œil est présentée sur la figure 5.39.

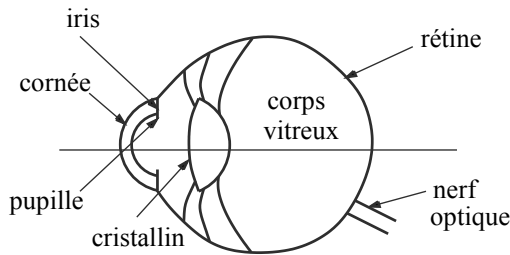


Figure 5.39 – Structure de l’œil.

- L’iris (partie colorée) est percé de la pupille dont le diamètre est variable (de 2 à 8 mm) et qui joue le rôle de diaphragme c’est-à-dire qui limite la puissance lumineuse pénétrant dans l’œil.
- Le cristallin est un muscle assimilable à une lentille mince biconvexe dont la distance focale est variable selon sa contraction. Il donne d’un objet une image renversée sur la rétine.
- La rétine est constituée de cellules sensibles à la lumière (les cônes et les bâtonnets).

On modélise l’œil par une lentille mince convergente de vergence variable – correspondant au cristallin – formant une image sur un écran fixe – correspondant à la rétine.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

7.2 Caractéristiques optiques

a) Limite de résolution angulaire

L'œil ne distingue deux détails différents de l'objet que si leur image se forme sur deux cellules différentes de la rétine.

Dans de bonnes conditions d'éclairement (ni trop sombre, ni trop lumineux), l'œil distingue des détails d'environ 1 minute d'arc, soit 3.10^{-4} rad.

Cette valeur constitue la **limite de résolution** ou **pouvoir séparateur** de l'œil. Elle n'est atteinte que dans des conditions d'éclairement et de contraste optimales.

b) Plage d'accommodation

L'œil ne peut voir une image nette que si elle se forme sur la rétine. Un œil au repos (cristallin non contracté) voit à une distance maximale. Le point situé à cette distance porte le nom de **Punctum Remotum** noté P.R.. Pour voir des objets plus proches, le cristallin doit se contracter pour être plus convergent (sa vergence augmente), on dit que l'œil **accommode**. Le point le plus proche que peut voir net un œil est appelé **Punctum Proximum** noté P.P.. Il correspond à la distance minimale de mise au point. La zone située entre le P.P. et le P.R. est appelée **champ en profondeur de l'œil**.

Pour un œil normal, le P.R. est à l'infini et le P.P. à environ 25 cm pour un adulte.

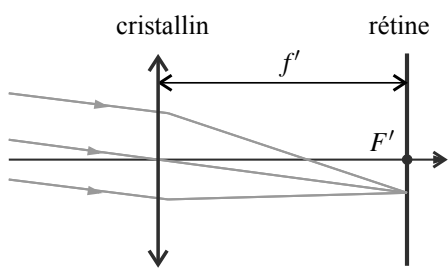


Figure 5.40 – Formation de l'image d'un objet au P.R.

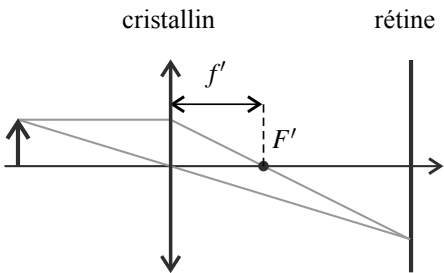


Figure 5.41 – Formation de l'image d'un objet au P.P.

Les figures 5.40 et 5.41 représentent la formation de l'image d'un objet au P.R. et au P.P.. La distance focale du cristallin varie mais la distance entre le cristallin et la rétine ne varie pas.

7.3 Défauts de l'œil

a) La myopie

Un œil **myope** possède un cristallin trop convergent. Par conséquent, le P.P. est plus proche que pour l'œil normal et le P.R. n'est plus à l'infini. On s'aperçoit sur la figure que l'image d'un objet ponctuel à l'infini se forme avant la rétine et l'observateur ne voit qu'une tache floue (le myope sans ses lunettes voit flou de loin). Il faut rendre l'œil moins convergent donc la correction se fait par l'utilisation d'une lentille divergente.

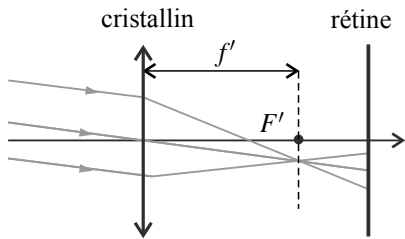


Figure 5.42 – Oeil myope sans accommodation.

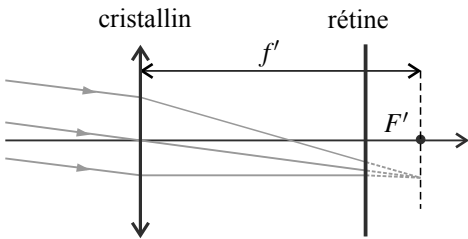


Figure 5.43 – Oeil hypermétrope sans accommodation.

b) L'hypermétropie

Un œil **hypermétrope** possède un cristallin insuffisamment convergent. L'œil doit donc accommoder pour voir à l'infini sinon l'image se forme derrière la rétine (voir figure 5.43) et l'observateur observe une tache floue. Le P.P. est plus éloigné que pour l'œil normal. Il faut rendre l'œil plus convergent donc la correction se fait par l'utilisation d'une lentille convergente.

8 Approche documentaire : influence des réglages sur l'image produite par un appareil photographique numérique

Dans ce paragraphe on va interpréter à l'aide des lois de l'optique l'influence sur l'image de trois réglages d'un appareil photographique :

- la durée d'exposition,
- l'ouverture du diaphragme,
- la distance focale.

8.1 Modélisation

Pour simplifier, on modélise l'objectif de l'appareil par une lentille convergente unique de distance focale f' , appelée dans la suite simplement **focale** (voir figure 5.44).

La lumière entrant dans l'objectif doit traverser le **diaphragme**, ouverture de forme proche d'un cercle de diamètre D réglable, que l'on modélisera par une ouverture circulaire placée juste devant la lentille mince précédente.

L'image est enregistrée à l'aide d'un capteur CCD situé dans un plan de front, à distance d de la lentille.

La lumière arrive sur le capteur pendant une durée contrôlée τ appelée **durée d'exposition**.

Pour obtenir une image correcte il faut que :

- l'image du sujet photographié se forme sur le capteur (à un point du sujet correspond un point du capteur) ;
- la quantité de lumière reçue par les éléments sensibles du capteur soit convenable.

Le première condition est réalisée par le réglage de mise au point qui joue sur la distance d entre l'objectif et le capteur. La valeur qu'il faut donner à d dépend de la distance du sujet à l'objectif, selon les formules de conjugaison de la lentille.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

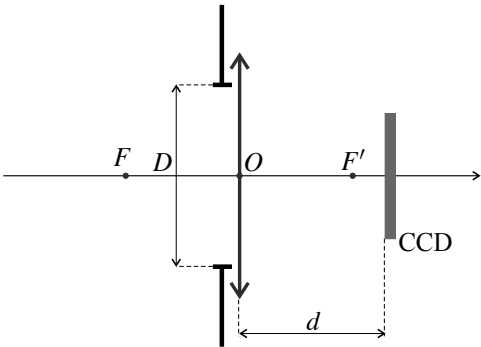


Figure 5.44 – Modélisation de l'appareil photographique.

La deuxième condition est réalisée par le réglage simultané de l'ouverture du diaphragme D et du temps d'exposition τ .

Dans la suite on va comparer des photos prises avec différents réglages pour voir leur influence sur l'image obtenue.

Les trois photos 5.45, 5.46 et 5.47 ont été prises avec une même focale $f' = 35$ mm, un diaphragme de diamètre $D = \frac{f'}{8}$ et des durées d'exposition τ différentes. La photo 5.45 est *sous-exposée* et la photo 5.47 est *surexposée*.

Pourquoi en est-il ainsi ? Le signal fourni par une cellule sensible du capteur dépend de l'énergie qu'elle reçoit, énergie qui est proportionnelle à la durée d'exposition τ (les autres paramètres étant fixés). L'échelle des gris, du noir au blanc, correspond à une énergie reçue variant entre $E_{\min}$ et $E_{\max}$; pour $E < E_{\min}$ (respectivement $E > E_{\max}$) le pixel sur l'image est noir (respectivement blanc).

Si trop de capteurs reçoivent une énergie inférieure à $E_{\min}$, l'image est trop noire (sous-exposée) et si trop de capteurs reçoivent une énergie supérieure à $E_{\max}$ l'image est trop blanche (surexposée).

8.2 Influence du diaphragme d'ouverture

Il est d'usage de donner l'ouverture par le *nombre d'ouverture* $N = \frac{f'}{D}$.

a) Exposition

Les photos 5.48, 5.46 et 5.49 ont été prises avec la même focale et des nombres d'ouvertures respectifs : $N = 2, 8$ et 22 . Les trois photos sont correctement exposées pour des durées d'exposition respectives : $\tau = \frac{1}{500}$ s, $\frac{1}{30}$ s et $\frac{1}{4}$ s. Quelle est la relation entre D et τ ?

L'onde lumineuse se caractérise par son éclairement $\mathcal{E}$ qui est une puissance surfacique. Ainsi, la puissance entrant dans l'objectif est $\mathcal{E}\pi\frac{d^2}{4}$, qui augmente avec D . L'énergie reçue par un pixel est proportionnelle à la puissance qu'il reçoit (qui est proportionnelle à la



Figure 5.45 –
 $\tau = \frac{1}{4} \text{ s}$



Figure 5.46 –
 $\tau = \frac{1}{30} \text{ s}$



Figure 5.47 –
 $\tau = \frac{1}{125} \text{ s}$



Figure 5.48 – $f' = 35 \text{ mm}$,
 $D = \frac{f}{2}, \tau = \frac{1}{500} \text{ s}$.



Figure 5.49 – $f' = 35 \text{ mm}$,
 $D = \frac{f}{22}, \tau = \frac{1}{4} \text{ s}$.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

puissance entrant dans l'objectif) multipliée par la durée d'exposition τ . Elle est donc proportionnelle au produit $D^2 \tau$ qui détermine la qualité de l'exposition.

Pour les photos 5.48, 5.46 et 5.49 le produit $\left(\frac{D}{f'}\right)^2 \tau$ vaut, en secondes :

$$\left(\frac{1}{2}\right)^2 \times \frac{1}{500} = 5,0 \cdot 10^{-4} \quad \left(\frac{1}{8}\right)^2 \times \frac{1}{30} = 5,2 \cdot 10^{-4}, \quad \text{et} \quad \left(\frac{1}{22}\right)^2 \times \frac{1}{4} = 5,2 \cdot 10^{-4}.$$

Il est quasiment constant : les trois photos sont correctement exposées.

b) Profondeur de champ

On remarque de plus que l'arrière plan est flou sur la photo 5.48, à peu près net sur la photo 5.46 et bien net sur la photo 5.49.

Comment des points en dehors du plan de mise au point peuvent-ils être nets ? Quel est le rôle du diamètre d'ouverture D ?

La figure 5.50 représente un point A sur lequel la mise au point est faite : son image A' se forme sur le capteur et un point B situé derrière A . L'image B' de B est située devant le capteur CCD. En effet d'après la formule de conjugaison de Newton :

$$\overline{F'B'} \overline{FB} = \overline{F'A'} \overline{FA} \quad \text{d'où} \quad F'B' = F'A' \frac{FA}{FB} < F'A'.$$

De ce fait, la lumière issue de B fait sur le capteur une tache qui a la forme du diaphragme d'ouverture. Pour un diaphragme circulaire de diamètre D , cette tache est circulaire de diamètre δ et d'après le théorème de Thalès :

$$\delta = D \frac{B'A'}{OB'}.$$

D'après cette formule : *plus le diamètre D du diaphragme est petit, plus le diamètre δ de la tache est petit.*

D'autre part, si B s'éloigne de A et de l'appareil, FB augmente, donc, d'après la relation de Newton, $F'B'$ diminue. Ainsi OB' diminue et $B'A'$ augmente, ce qui fait que δ augmente. *Plus le point B est éloigné derrière A , plus le diamètre de la tache est grand.*

Quelle est la condition pour que B soit net sur la photographie ? Si δ est inférieur à la taille d'une cellule élémentaire du capteur (soit un pixel de l'image finale), B sera aussi net que A sur l'image enregistrée. Mais, cette condition est inutilement contraignante parce qu'on ne distingue pas les pixels à l'unité sur une image numérique. Pour que B soit net, il suffit que δ soit plus petit qu'une distance $\delta_{\max}$ qui dépend des conditions de visualisation de la photographie et qui est en gros de l'ordre de 3 fois la taille d'un pixel.

Ainsi, pour les points de l'arrière plan, sur la photo 5.49 $\delta < \delta_{\max}$ alors que $\delta > \delta_{\max}$ sur la photo 5.48, ce qui provient du fait que D est 11 fois plus grand. Sur la photo 5.49 tout objet situé entre le mannequin et la bibliothèque serait net. Sur la photo 5.48 il y a quelque part entre le mannequin et la bibliothèque une limite à partir de laquelle les points ne sont plus nets.

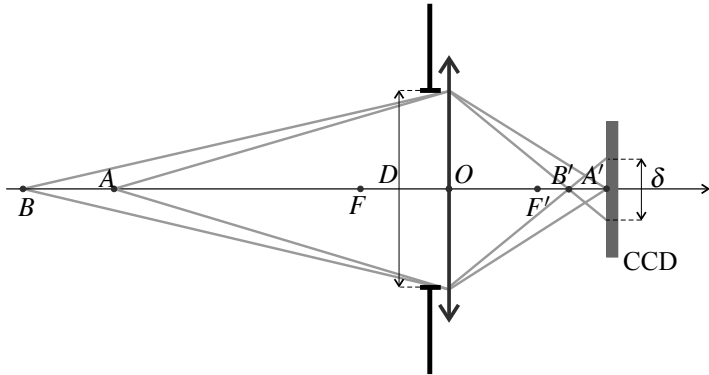


Figure 5.50 – Influence de l'ouverture du diaphragme sur la profondeur de champ.

De manière analogue, un point situé plus proche de l'objectif que le plan de mise au point serait net à condition de ne pas être trop éloigné de celui-ci.

On appelle *profondeur de champ* la distance entre le point net le plus proche de l'objectif et le point net le plus éloigné de l'objectif. *La profondeur de champ diminue si le diamètre D du diaphragme d'ouverture augmente.*

c) Diffraction

Le phénomène de diffraction limite-t-il la netteté de l'image pour les petits diamètres d'ouverture ?

La dispersion angulaire due à la diffraction est de l'ordre de $\frac{\lambda}{D}$ où λ est la longueur d'onde. Dans le cas d'une mise au point à l'infini, soit $d = f'$, la tache de diffraction sur le capteur a donc une dimension de l'ordre de $\delta' = \frac{f'\lambda}{D} = N\lambda$. Pour $N = 22$ et $\lambda = 0,5 \mu\text{m}$, $\delta' \simeq 10 \mu\text{m}$.

Il faut comparer δ' à la taille d'un pixel. Le capteur est un rectangle de $16 \text{ mm} \times 24 \text{ mm}$. Il comporte $15 \cdot 10^6$ pixels, carrés de côté $\sqrt{\frac{16 \cdot 10^{-3} \times 24 \cdot 10^{-3}}{15 \cdot 10^6}} \simeq 5 \cdot 10^{-6} \text{ m} = 5 \mu\text{m}$.

Ce calcul approché montre que, dans le cas du diamètre d'ouverture le plus petit, la tache de diffraction couvre quelques pixels, ce qui peut réduire le « piqué » de l'image.

8.3 Influence de la distance focale

Les photos 5.51 et 5.52 ont été prises toutes les deux du même endroit en faisant la mise au point sur l'infini, mais en utilisant deux objectifs différents, respectivement un objectif grand-angle de distance focale $f' = 24 \text{ mm}$ et un téléobjectif de distance focale $f' = 70 \text{ mm}$.

Le nombre d'ouverture $N = \frac{f}{D}$ est le même dans les deux cas.

On constate que :

- le champ angulaire (champ de vision de la photo) est nettement plus large avec l'objectif de courte focale ;

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE



Figure 5.51 – $f' = 24 \text{ mm}$,
 $D = \frac{f}{4}$.



Figure 5.52 – $f' = 70 \text{ mm}$,
 $D = \frac{f}{4}$.

- le premier plan est net sur la photo 5.51 alors qu'il est flou sur l'autre : la profondeur de champ est plus grande avec l'objectif de courte focale.

a) Champ angulaire

On souhaite expliquer l'influence de la distance focale sur le champ angulaire.

La mise au point est faite sur l'infini : un point à l'infini a son image sur le capteur CCD qui est donc placé dans le plan focal image de l'objectif, à distance $d = f'$ de celui-ci.

Le capteur a la forme d'un rectangle de largeur $\ell = 16 \text{ mm}$ et longueur $L = 24 \text{ mm}$. On voit sur la figure 5.53 que l'angle d'ouverture α du champ de vision dans un plan horizontal est donné par :

$$\tan \frac{\alpha}{2} = \frac{\ell}{2f'}.$$

α diminue avec la focale f' . Numériquement : $\alpha = 2 \arctan \left(\frac{16}{2 \times 24} \right) = 37^\circ$ sur la photo 5.51,
et $\alpha = 2 \arctan \left(\frac{16}{2 \times 70} \right) = 13^\circ$ sur la photo 5.52.

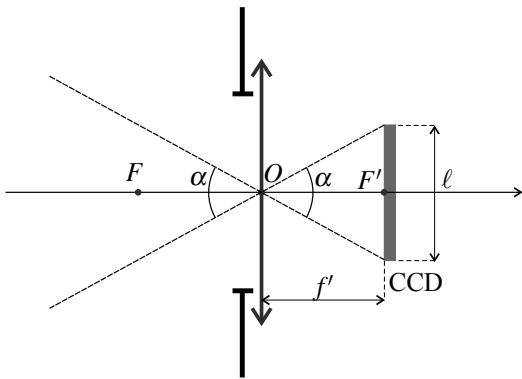


Figure 5.53 – Influence de la distance focale sur le champ angulaire.

b) Profondeur de champ

Pour expliquer l'influence de la distance focale sur la profondeur de champ, on cherche la position d'un point H de l'axe optique faisant sur le capteur une tache du diamètre maximum acceptable $\delta_{\max}$ (voir figure 5.54).

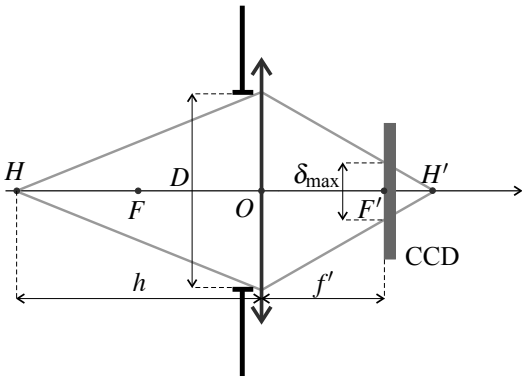


Figure 5.54 – Influence de la distance focale sur la profondeur de champ.

L'image H' de H est située derrière le capteur. D'après le théorème de Thalès :

$$\frac{\delta_{\max}}{D} = \frac{F'H'}{OH'}.$$

Pour exploiter cette relation on doit calculer les distances :

- $F'H'$ donnée par la formule de conjugaison de Newton : $F'H' = \overline{F'H'} = -\frac{f'^2}{\overline{FH}}$;
- OH' donnée par la formule de conjugaison de Descartes : $\frac{1}{OH'} = \frac{1}{OH} = \frac{1}{OF'} + \frac{1}{f'}$.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

Il vient donc, en posant $h = OH$:

$$\frac{\delta_{\max}}{D} = -\frac{f'^2}{FH} \left(\frac{1}{OH} + \frac{1}{f'} \right) = -\frac{f'^2}{f' - h} \left(-\frac{1}{h} + \frac{1}{f'} \right) = \frac{f'}{h} \quad \text{soit} \quad h = \frac{f'D}{\delta_{\max}}.$$

h est appelée *distance hyperfocale*. Tous les points situés dans un plan de front à distance supérieure à h donnent des taches de diamètre $\delta < \delta_{\max}$, donc sont nets sur la photo. Plus h est petit, plus la profondeur de champ est grande.

Pour un nombre d'ouverture $N = \frac{f}{D}$ donné, la distance hyperfocale $h = \frac{f'^2}{N\delta_{\max}}$ est proportionnelle à f^2 . Ceci explique pourquoi la profondeur de champ est plus grande sur la photo 5.51, prise avec l'objectif grand-angle, que sur la photo 5.52, prise avec le téléobjectif.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- approximation de l'optique géométrique
- lois de Descartes
- phénomène de réflexion totale
- image dans un miroir plan
- approximation de Gauss
- conditions de stigmatisme et aplanétisme approchés
- condition $D > 4f'$ pour la projection
- modèle de l'œil
- ordres de grandeur de la résolution angulaire de l'œil et de la plage d'accomodation

SAVOIR-FAIRE

- établir la condition de réflexion totale
- construire l'image d'un objet par un miroir
- construire l'image d'un objet par une lentille mince
- appliquer des formules de conjugaison fournies
- établir la condition $D > 4f'$ pour une projection
- modéliser un instrument d'optique à l'aide de plusieurs lentilles
- modéliser l'œil
- en comparant des photographies discuter l'influence de la durée d'exposition, du diaphragme et de la focale

MOTS-CLÉS

- | | | |
|------------------|------------------|--------------------------|
| • rayon lumineux | • rayon incident | • foyer |
| • miroir | • rayon émergent | • approximation de Gauss |
| • réflexion | • objet, image | • lentille convergente |
| • dioptrie | • réel, virtuel | • lentille divergente |
| • réfraction | • système centré | • distance focale |

S'ENTRAÎNER

5.1 Champ de vision dans un miroir (★)

1. Montrer que l'on voit un point A dans un miroir si et seulement si la droite $O'A$, où O' est le symétrique du point O où se trouve l'œil, coupe la surface du miroir.
2. En déduire quelle est la taille minimale d'un miroir dans lequel un homme de taille h peut se voir en entier. On assimilera le corps à un segment rectiligne vertical TP contenant la position O de l'œil. Comment ce miroir doit-il être placé ?

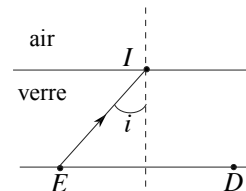
5.2 Miroir domestique (★)

Les miroirs domestiques sont des lames de verre dont la face arrière, recouverte d'un dépôt métallique d'argent, est une surface réfléchissante.

1. Représenter la trajectoire d'un rayon lumineux arrivant sur la lame de verre avec un angle d'incidence i . On note e l'épaisseur de la lame de verre et n son indice. Montrer que le rayon émergent du système est le même que si l'on avait uniquement une surface réfléchissante et exprimer la distance d entre cette surface et la face avant de la lame en fonction de e , i et r , angle de réfraction dans le verre correspondant à l'angle d'incidence i .
2. Montrer que dans les conditions de Gauss d ne dépend pas de i . Conclure.

5.3 Détection de pluie sur un pare-brise (★)

On modélise un pare-brise par une lame de verre à faces parallèles, d'épaisseur $e = 5$ mm, d'indice $n_v = 1,5$. Un fin pinceau lumineux issu d'un émetteur situé en E arrive de l'intérieur du verre sur le dioptré verre/air en I avec un angle d'incidence $i = 60^\circ$.



1. Montrer que le flux lumineux revient intégralement sur le détecteur situé en D et déterminer la distance ED .
2. Lorsqu'il pleut, une lame d'eau d'indice $n_e = 1,33$ et d'épaisseur $e' = 1$ mm se dépose sur le pare-brise. Représenter le rayon lumineux dans ce cas. À quelle distance du détecteur arrive-t-il ?

5.4 Image virtuelle avec une lentille (★)

1. Déterminer les positions des objets ayant une image virtuelle par une lentille convergente.
2. Déterminer les positions des objets ayant une image virtuelle par une lentille divergente.

5.5 Caractéristiques d'une lentille (★)

Une lentille mince sphérique donne d'un objet réel situé à 60 cm avant son centre une image droite réduite d'un facteur 5. Déterminer par le calcul et par une construction géométrique la position de l'image et les caractéristiques de la lentille.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

5.6 Utilisation d'une lentille divergente (★)

Une lentille mince divergente a pour distance focale image $f' = -30$ cm.

1. Déterminer l'image d'un point A situé à 30 cm devant la lentille mince.
2. Si un objet AB dans le plan de front passant par A a pour taille 1 mm, quelle est la taille de son image ?

5.7 Doublet de Huygens (★★)

On appelle doublet un ensemble de deux lentilles minces de même axe optique. En appelant L_1 et L_2 les deux lentilles (la première lentille rencontrée par la lumière est L_1), on note O_1 et O_2 leurs centres optiques, F_1 et F_2 leurs foyers objets, F'_1 et F'_2 leurs foyers images. Un doublet est caractérisé par les distances focales image des deux lentilles f'_1 et f'_2 et son épaisseur $e = \overline{O_1O_2}$.

Le doublet de Huygens est tel que : $f'_1 = 3a$, $e = 2a$ et $f'_2 = a$, où a est une longueur quelconque. On peut le désigner par le triplet $(3, 2, 1)$.

1. Déterminer graphiquement la position du foyer image F' du doublet de Huygens (on pourra prendre l'échelle $a = 2$ cm).
2. Retrouver ce résultat par un calcul en déterminant l'expression de $\overline{F'_2F'}$.
3. Déterminer graphiquement la position du foyer objet F du doublet de Huygens.
4. Retrouver ce résultat par un calcul en déterminant l'expression de $\overline{F_1F}$.

5.8 Lentilles et système afocal (★)

1. On dispose un objet $\overrightarrow{A_0B_0}$ orthogonalement à l'axe optique d'une lentille divergente L_1 de distance focale $f'_1 = -20$ cm. Où doit se trouver l'objet par rapport à la lentille pour que le grandissement transversal soit égal à 0,5 ?

2. Quelle est alors la position de l'image $\overrightarrow{A_1B_1}$?

3. On place après la lentille L_1 un viseur constitué d'une lentille convergente L_2 de même axe optique que L_1 et de distance focale $f'_2 = 40$ cm. On dispose également un écran perpendiculairement à l'axe optique à une distance $\overline{O_2E} = 80$ cm du centre du viseur. Calculer la distance $\overline{O_1O_2}$ entre les deux lentilles pour qu'on obtienne une image sur l'écran de l'objet initial.

4. On souhaite utiliser le dispositif précédent pour transformer un faisceau cylindrique de rayons parallèles à l'axe optique et de diamètre d en un faisceau cylindrique de rayons parallèles à l'axe optique et de diamètre D . Calculer la distance $\overline{O_1O_2}$ entre les deux lentilles pour obtenir un tel résultat.

5. Calculer dans ce cas le rapport entre les deux diamètres $\frac{D}{d}$.

APPROFONDIR

5.9 Dispersion de la lumière solaire lors d'un arc-en-ciel (★★)

Un milieu dispersif est un milieu dont l'indice optique dépend de la longueur d'onde de la lumière. Dans ce problème on s'intéresse à une conséquence du caractère dispersif de l'eau : le phénomène d'arc-en-ciel. L'indice optique de l'eau est donné par la loi de Cauchy : $n = a + \frac{b}{\lambda^2}$, où a et b sont des constantes positives caractéristiques du milieu et λ la longueur d'onde.

1. Questions préliminaires.

a. Rappeler les lois de Descartes pour la réfraction d'un rayon lumineux passant de l'air (milieu d'indice unité) vers un milieu d'indice n . On fera un schéma en notant i l'angle d'incidence et r l'angle de réfraction. Exprimer la dérivée $\frac{dr}{di}$ exclusivement en fonction de l'indice n et du sinus ($\sin i$) de l'angle d'incidence.

b. Exprimer, en fonction de i et de r , la valeur de la déviation du rayon lumineux, définie par l'angle entre la direction incidente et la direction émergente, orientées dans le sens de propagation.

c. Exprimer aussi, à l'appui d'un schéma, la déviation d'un rayon lumineux dans le cas d'une réflexion.

2. Lorsque le Soleil illumine un rideau de pluie, on peut admettre que chaque goutte d'eau se comporte comme une sphère réceptionnant un faisceau de rayons parallèles entre eux.

Dans tout ce qui suit, on considérera que l'observation est faite par un oeil accommodant à l'infini, c'est-à-dire assimilable à une lentille convergente (cristallin) capable de focaliser sur un écran (rétine) tout faisceau de lumière parallèle issu d'une goutte d'eau.

On recherche, dans un premier temps, les conditions pour que la lumière émergente, issue d'une goutte d'eau, se présente sous forme d'un faisceau de lumière parallèle. Pour cela on fait intervenir l'angle de déviation D de la lumière à travers la goutte d'eau, mesuré entre le rayon émergent et le rayon incident. Cet angle de déviation D est une fonction de l'angle d'incidence i .

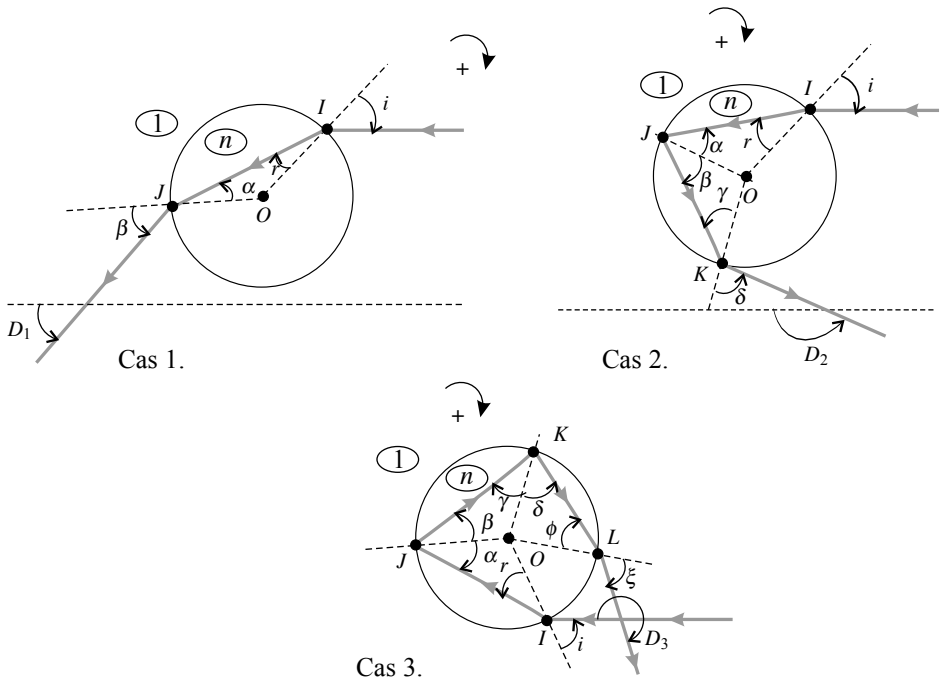
Exprimer la condition de parallélisme des rayons émergents en la traduisant mathématiquement au moyen de la dérivée $\frac{dD}{di}$.

Une goutte d'eau quelconque, représentée par une sphère de centre O , est atteinte sous des incidences i variables comprises entre 0° et 90° . Son indice, pour une radiation donnée, sera noté n tandis que celui de l'air sera pris égal à l'unité.

On considère les trois cas représentés sur la figure ci-dessous :

1. lumière directement transmise ;
2. lumière transmise après une réflexion partielle à l'intérieur de la goutte ;
3. lumière transmise après deux réflexions partielles à l'intérieur de la goutte.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE



3. Pour le cas 1 :

- a. Exprimer en fonction de l'angle d'incidence i ou de l'angle de réfraction r , tous les angles marqués de lettres grecques.
- b. En déduire l'angle de déviation D propre à chaque cas, en fonction de i et de r .
- c. Rechercher ensuite, si elle existe, une condition d'émergence d'un faisceau parallèle, exprimée par une relation entre le sinus ($\sin i$) de l'angle d'incidence et l'indice n de l'eau.

4. Mêmes questions dans le cas 2.

5. Mêmes questions dans le cas 3.

6. Le Soleil étant supposé très bas sur l'horizon, normal au dos d'un observateur, montrer que celui-ci ne pourra observer la lumière transmise que si la goutte d'eau se trouve sur deux cônes d'axes confondus avec la direction solaire et de demi-angles au sommet $\theta_2 = 180^\circ + D_2 = 180^\circ - |D_2|$ (justification de l'arc primaire) et $\theta_3 = D_3 - 180^\circ$ (justification de l'arc secondaire).

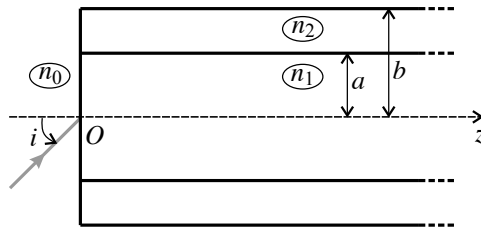
7. Les angles θ_2 et θ_3 dépendant de l'indice n de l'eau, on observe un phénomène d'irisation dû au fait que cet indice évolue en fonction de la longueur d'onde.

Calculer ces angles pour le rouge et le violet, sachant que pour le rouge l'indice vaut 1,3317 tandis que pour le violet il est égal à 1,3448.

En admettant que l'observateur se trouve face à un rideau de pluie, dessiner la figure qui apparaît dans son plan d'observation en notant la position respective des rouges et des violets.

5.10 Fibre optique à saut d'indice (★)

Le guidage de la lumière peut être assuré par des fibres optiques. Une fibre optique est constituée d'un cylindre de verre (ou de plastique) appelé cœur, entouré d'une gaine transparente d'indice de réfraction plus faible. La gaine contribue non seulement aux propriétés mécaniques de la fibre mais évite aussi les fuites de lumière vers d'autres fibres en cas de contact. Actuellement le diamètre du cœur d'une fibre varie de 3 à 200 μm selon ses propriétés et le diamètre extérieur de la gaine peut atteindre 400 μm .



On considère une fibre optique constituée d'un cœur cylindrique de rayon a et d'indice n_1 entouré d'une gaine d'indice n_2 inférieur à n_1 et de rayon b . Les faces d'entrée et de sortie sont perpendiculaires à l'axe du cylindre (Oz) formé par la fibre. L'ensemble, en particulier la face d'entrée, est en contact avec un milieu d'indice n_0 qui sera pris égal à l'indice de l'air pour les applications numériques.

1. Un rayon lumineux arrive en O . On appelle i l'angle d'incidence sur la surface d'entrée de la fibre. Déterminer en fonction de n_0 , n_1 et n_2 la condition que doit satisfaire i pour que le rayon réfracté ait une propagation guidée dans le cœur. On appelle angle d'acceptance i_a de la fibre la valeur maximale de i . Donner l'expression de i_a .
2. On appelle ouverture numérique ON de la fibre la quantité $ON = n_0 \sin i_a$. Exprimer ON en fonction de n_1 et n_2 . Application numérique : calculer la valeur de ON pour $n_1 = 1,456$ (silice) et $n_2 = 1,410$ (silicone).
3. On envoie dans la fibre un faisceau lumineux avec tous les angles d'incidence i compris entre 0 et i_a . Calculer la différence $\delta\tau$ entre la durée maximale et la durée minimale de propagation d'un bout à l'autre de cette fibre. On exprimera le résultat en fonction de la longueur L de la fibre, des indices n_1 et n_2 et de la vitesse de la lumière dans le vide $c = 3,00 \cdot 10^8 \text{ m.s}^{-1}$. Application numérique : $L = 1,00 \text{ km}$, donner la valeur de $\delta\tau$.
4. Le signal transporté par la fibre est constitué d'impulsions lumineuses d'une durée T_1 à intervalle régulier T . Quelle valeur minimale de T faut-il choisir pour que les impulsions soient distinctes à la sortie de la fibre ? Proposer une définition de la bande passante en bits (ou nombre d'impulsions) par seconde. Comparer la valeur de la bande passante obtenue ici avec celle d'un téléphone portable (64 bits par seconde) et celle de la télévision (100 Mbits par seconde).

5.11 Optique de l'œil (★)

Le cristallin de l'œil est assimilable à une lentille mince de centre optique O . On modélise l'œil par une lentille mince convergente de centre optique O , dont la vergence V est variable.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

L'image se forme sur la rétine, qui dans la réalité est à la distance $d_{\text{réel}} = 15 \text{ mm}$ de O mais que l'on considérera égale à $d = 11 \text{ mm}$ pour compenser le fait qu'on néglige la présence du corps vitreux entre le cristallin et la rétine.

1. Un observateur doté d'une vision « normale » regarde un objet $\overrightarrow{AB}$ placé dans un plan de front à 1 m devant lui, et tel que $\overline{AB} = 10 \text{ cm}$.

a. Préciser si l'image formée par le cristallin est réelle ou virtuelle, droite ou renversée.

b. On note $\overrightarrow{A'B'}$ l'image de $\overrightarrow{AB}$ sur la rétine. Calculer le grandissement $\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}}$, et en déduire la taille de l'image $\overline{A'B'}$.

c. Calculer la vergence V du système.

2. L'observateur regarde maintenant un objet placé à 25 cm devant lui.

a. Préciser si l'image est réelle ou virtuelle, droite ou renversée.

b. Calculer la variation de la vergence par rapport à celle de la question 1.c ainsi que la taille de l'image.

3. On s'intéresse maintenant à un sujet myope possédant donc un cristallin trop convergent. Lorsqu'il regarde à l'infini, l'image se forme à $0,5 \text{ mm}$ en avant de la rétine (située à $d = 11 \text{ mm}$ de O). Pour corriger ce problème, cette personne est dotée de lunettes dont chaque verre est assimilé à une lentille mince de vergence V' constante et de centre optique O' , placé à $\ell = 2 \text{ cm}$ de O .

a. Calculer la vergence V' des verres de lunettes.

b. L'individu observe un objet situé à 1 m devant lui. Calculer la position de l'image intermédiaire ainsi que le grandissement de l'ensemble (lunette-cristallin).

5.12 Étude d'une lunette astronomique (★)

Une lunette astronomique est schématisée par deux lentilles minces convergentes de même axe optique Δ :

- l'une L_1 (objectif) de distance focale image $f'_1 = \overline{O_1F'_1}$;
- l'autre L_2 (oculaire) de distance focale image $f'_2 = \overline{O_2F'_2}$.

On rappelle qu'un œil normal voit un objet sans accommoder si celui-ci est placé à l'infini.

On souhaite observer la planète Mars qui est vue à l'œil nu sous un diamètre apparent α .

1. Pour observer la planète avec la lunette, on forme un système afocal.

a. Que signifie l'adjectif afocal ? En déduire la position relative des deux lentilles.

b. Faire le schéma de la lunette pour $f'_1 = 5f'_2$. Dessiner sur ce schéma la marche à travers la lunette d'un faisceau lumineux (non parallèle à l'axe) formé de rayons issus de l'astre. On appelle $\overrightarrow{A'B'}$ l'image intermédiaire.

c. On souhaite photographier cette planète. Où faut-il placer le capteur CCD ?

2. On note α' l'angle que forment les rayons émergents extrêmes en sortie de la lunette.

a. L'image est-elle droite ou renversée ?

b. La lunette est caractérisée par son grossissement $G = \frac{\alpha'}{\alpha}$. Exprimer G en fonction de f'_1 et f'_2 .

3. On veut augmenter le grossissement de cette lunette et redresser l'image. Pour cela, on interpose entre L_1 et L_2 une lentille convergente L_3 de distance focale image $f'_3 = \overline{O_3F'_3}$. L'oculaire L_2 est déplacé pour avoir de la planète une image nette à l'infini à travers le nouvel ensemble optique.

a. Quel couple de points doit conjuguer L_3 pour qu'il en soit ainsi ?

b. On appelle γ_3 le grandissement de la lentille L_3 . En déduire $\overline{O_3F'_1}$ en fonction de f'_3 et γ_3 .

c. Faire un schéma (on placera O_3 entre F'_1 et F_2 et on appellera $\overline{A'B'}$ la première image intermédiaire et $\overline{A''B''}$ la seconde image intermédiaire).

d. En déduire le nouveau grossissement G' en fonction de G et γ_3 . Comparer G' à G en signe et valeur absolue.

5.13 La loupe (★★)

Un observateur emmétrope, c'est-à-dire ayant un œil normal, peut voir distinctement de l'infini à une distance minimale d_m . On dit que l'observateur accommode si l'objet qu'il observe n'est pas à l'infini.

Cet observateur regarde à l'œil nu un tout petit objet plan que l'on assimilera à un segment AB de longueur ℓ , perpendiculaire à l'axe optique.

1. Déterminer α_m , angle maximal sous lequel l'objet peut être vu.

2. L'observateur regarde AB à travers une lentille mince convergente de distance focale f' et de centre O (loupe). Son œil est situé à une distance a de la loupe ($a < d_m$).

a. Déterminer les positions de l'objet rendant possible l'observation d'une image nette par l'observateur emmétrope. Faire une construction géométrique de l'image. L'image est-elle droite ou renversée ?

b. Pour quelle position de l'objet l'observation se fait-elle sans accommodation ? Exprimer l'angle α sous lequel l'œil voit l'image. Application numérique : que vaut le grossissement commercial de la loupe $G = \alpha/\alpha_m$? On donne $d_m = 0,25$ m et $f' = 50$ mm.

5.14 Principe du viseur (★★)

Pour aborder cet exercice, il faut avoir fait l'exercice précédent.

Un viseur est constitué d'un objectif et d'un oculaire de même axe optique (Ox). On assimilera l'objectif à une lentille mince convergente L_1 de centre O_1 et de distance focale f'_1 et l'oculaire à une lentille mince convergente L_2 de centre O_2 et de distance focale f'_2 . On pose $\overline{O_1O} = D$ et $\overline{OO_2} = d$ (les distances D et d sont positives et réglables). Dans un plan transverse est disposé en O une croix appelée réticule, constituée de deux traits fins perpendiculaires. L'observateur place son œil à une distance a derrière l'oculaire ($a < d_m$).

1. Quel est l'intervalle des valeurs de d permettant à l'observateur de voir le réticule net à travers l'oculaire ? Où doit-on placer le réticule pour l'observer sans accommodation ? On effectuera les constructions dans les deux cas extrêmes de d .

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

2. Le réglage précédent est supposé réalisé. On souhaite observer à travers le viseur un point objet A situé sur l'axe optique à l'abscisse $x = \overline{OA}$. L'image intermédiaire doit se trouver dans le plan du réticule.

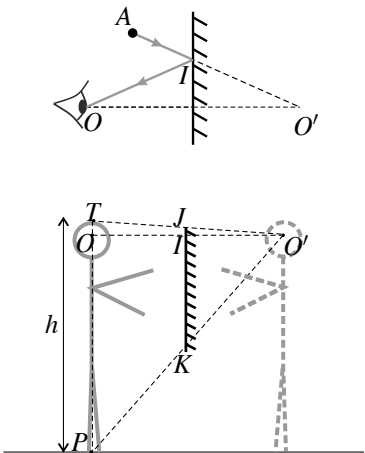
- a. Montrer que $x \leq -4f'_1$.
- b. Déterminer l'expression de D en fonction de x .
- c. En déduire la plage de réglage de la distance D que le constructeur doit prévoir.

3. Un observateur myope souhaite utiliser le viseur sans ses verres correcteurs pour observer un objet A situé à l'infini, dans les conditions définies précédemment. Sachant que sa distance maximale de vision distincte est δ , calculer les valeurs des réglages qu'il doit effectuer.

CORRIGÉS

5.1 Champ de vision dans un miroir

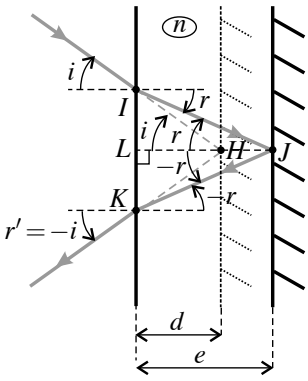
1. L'œil voit le point A « dans le miroir » s'il y a un rayon partant de A qui arrive en O après réflexion sur le miroir en I . Ce rayon peut aussi être parcouru dans l'autre sens et dans ce cas, après la réflexion, il semble provenir de O' . Ainsi la droite $O'A$ coupe le miroir en I .



2. On applique le résultat de la question précédente. La figure montre le miroir le plus petit permettant à l'homme de se voir en entier. D'après le théorème de Thalès : $\frac{JK}{TP} = \frac{O'I}{O'O} = \frac{1}{2}$. La hauteur de ce miroir est donc $JK = \frac{1}{2}TP = \frac{h}{2}$. Le bas du miroir doit être à une hauteur égale à la moitié de la hauteur des yeux au dessus du sol.

5.2 Miroir domestique

1. Le rayon est réfracté à son entrée dans le verre d'indice n . L'angle de réfraction est r tel que : $n \sin r = \sin i$ (en prenant l'indice de l'air égal à 1. Le rayon réfracté rencontre avec un angle d'incidence égal à r (d'après la propriété des angles alterne-interne) la face arrière sur laquelle il est réfléchi. Il revient sur la surface du verre, avec un angle d'incidence égal à $-r$ (propriété des angles alterne-interne) et est réfracté avec un angle de réfraction r' tel que $\sin r' = n \sin(-r) = -n \sin r = -\sin i$, soit $r' = -i$.



Le système donne le même rayon émergent qu'une surface réfléchissante plane parallèle aux faces de la lame et située à l'intersection des prolongements du rayon incident et du rayon émergent (représentée en pointillés sur la figure). La distance d entre ce miroir équivalent et la face avant de la lame est :

$$d = HL = IL \tan i = \left(\frac{LI}{\tan r} \right) \tan i = e \frac{\tan r}{\tan i}.$$

2. Dans les conditions de Gauss, $i \ll 1$ donc $\tan i \simeq i$. De plus $\sin r = \frac{\sin i}{n} \simeq \frac{i}{n} \ll 1$ donc $r \ll 1$ et $r \simeq \sin r \simeq \frac{i}{n}$; enfin $\tan r \simeq r \simeq \frac{i}{n}$. Il vient alors : $d \simeq \frac{e}{n}$, valeur indépendante de i .

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

Ainsi, dans les conditions de Gauss, tous les rayons émergents semblent avoir été réfléchis par une surface réfléchissante plane située à $\frac{e}{n}$ derrière la face avant. Le miroir domestique a donc les propriétés de stigmatisme et d’aplanétisme approchées dans les conditions de Gauss.

5.3 Détection de pluie sur un pare-brise

1. Il peut y avoir réflexion totale en I , car le rayon passe du verre à l’air qui est moins réfringent. On calcule l’angle de réfraction limite en I : $R_{\text{lim},v} = \arcsin \frac{1}{n_v} = 41,8^\circ$ (on a pris 1 pour l’indice de l’air). Il y a réflexion totale en I si $i > R_{\text{lim},v}$, ce qui est le cas pour $i = 60^\circ$. Le flux lumineux est donc entièrement réfléchi.

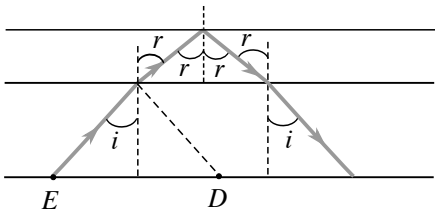
Pour trouver la position du détecteur, on applique la loi de réflexion en I : le rayon est réfléchi symétriquement par rapport à la normale : la distance entre l’émetteur E et le détecteur D doit donc être : $ED = 2e \tan i = 1,7 \text{ cm}$.

2. Les deux dioptries sont maintenant verre-eau et eau-air. Dans les deux cas, il peut y avoir réflexion totale. On calcule les deux angles de réfraction limite :

- Pour le dioptre verre-eau :
 $n_v \sin R_{\text{lim},1} = n_e \sin \pi/2$ soit $R_{\text{lim},1} = 62,5^\circ$.
- Pour le dioptre eau-air :
 $n_e \sin R_{\text{lim},2} = \sin \pi/2$ soit $R_{\text{lim},2} = 48,75^\circ$.

L’angle i est inférieur à $R_{\text{lim},1}$, il y a donc réfraction sur le premier dioptre. On calcule l’angle r après réfraction : $n_v \sin i = n_e \sin r$ donc $r = 77,6^\circ$.

L’angle r est aussi l’angle d’incidence sur le deuxième dioptre, il y a donc réflexion totale sur ce dioptre puisque $r > R_{\text{lim},2}$. On obtient la marche du rayon lumineux représenté sur la figure. On constate que le rayon lumineux ne tombe plus sur le détecteur mais à distance $2e' \tan r = 0,9 \text{ cm}$ de celui-ci. Un système de commande relié au détecteur peut alors déclencher les essuie-glaces.



5.4 Image virtuelle avec une lentille

On note O le centre optique de la lentille, A l’objet, A' l’image et f' la distance focale image de la lentille.

Si l’image est virtuelle, cela signifie que $\overline{OA'} < 0$. Puisque dans l’exercice on impose une condition sur $\overline{OA}$, on a intérêt à utiliser la relation de conjugaison de Descartes (avec origine en O) :

$$\frac{1}{\overline{OA'}} - \frac{1}{\overline{OA}} = \frac{1}{f'}.$$

La condition $\overline{OA'} < 0$ est équivalente à

$$\frac{1}{f'} + \frac{1}{\overline{OA}} < 0 \quad \text{soit} \quad \frac{1}{f'} < \frac{1}{\overline{AO}}.$$

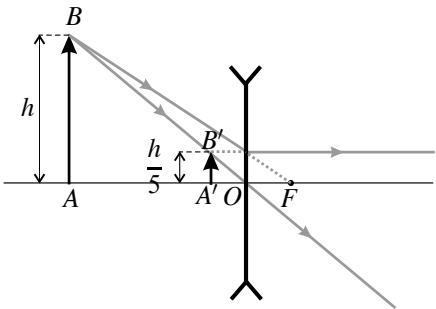
1. Pour la lentille convergente, comme f' est positive, on en déduit que $\overline{AO}$ est aussi positive donc A est réelle et $AO < f'$: A est entre F et O . Cette situation correspond à l'usage de la lentille convergente en loupe.
2. Pour la lentille divergente, f' est négative. Il y a donc deux possibilités :
- si $\overline{AO} > 0$ l'inégalité est toujours vérifiée : tout objet réel donne une image virtuelle ;
 - si $\overline{AO} < 0$ et (en faisant attention aux signes) $OA > -f'$: A est situé après la lentille et au-delà du foyer objet F (on rappelle que pour une lentille divergente le foyer objet est après la lentille.).

5.5 Caractéristique d'une lentille

Par le calcul, on utilise la formule de conjugaison avec origine au centre $\frac{1}{\overline{OA'}} - \frac{1}{\overline{OA}} = \frac{1}{f'}$ et l'expression du grandissement avec origine au centre $\gamma = \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA}}$. L'image se trouve en A' tel que $\overline{OA'} = \gamma \overline{OA} = -12 \text{ cm}$ et la distance focale est $f' = \left(\frac{1}{\overline{OA'}} - \frac{1}{\overline{OA}} \right)^{-1} = \frac{\gamma}{1 - \gamma} \overline{OA} = -15 \text{ cm}$.

La lentille est donc divergente.

Pour la construction, on place l'objet $\overline{AB}$ et la lentille (dont on ne connaît pas encore la nature) et on trace le rayon BO qui est non dévié. L'image étant droite et 5 fois plus petite, on place facilement B' sur ce rayon (on constate que $OA' = \frac{1}{5}OA$, ce qui provient du théorème de Thalès). On trace ensuite le rayon émergent parallèlement à l'axe semblant venir de B' : le prolongement de ce rayon avant la lentille passe par le foyer objet F que l'on détermine ainsi.



5.6 Utilisation d'une lentille divergente

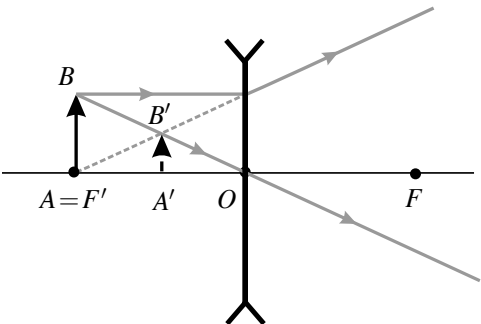
1. On remarque que l'objet A est confondu avec le foyer image de la lentille. Pour trouver l'image A' , on applique par exemple la relation de conjugaison de Newton :

$$\overline{F'A'} \cdot \overline{FA} = -f'^2.$$

Avec $\overline{FA} = 2f'$, on trouve :

$$\overline{F'A'} = -\frac{f'}{2} = \frac{1}{2}\overline{F'O}.$$

Ainsi A' est à mi-distance de F' et O .



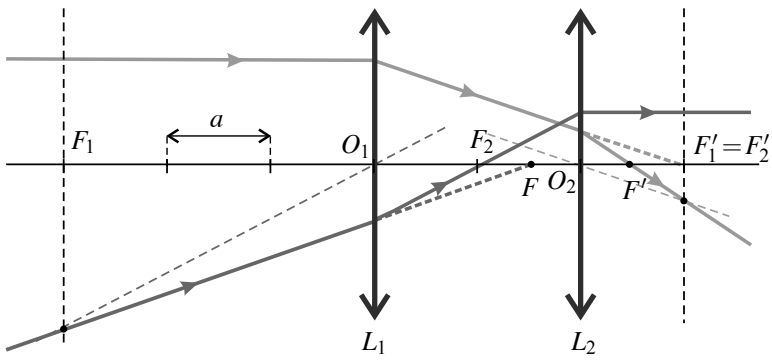
CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

2. Pour répondre à cette question il faut calculer le grandissement entre les plans de front conjugués passant par A et A'. La formule avec l'origine au centre découle directement de la relation de Thalès dans le triangle OAB : $\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA}} = \frac{1}{2}$. On en déduit que :

$$\overline{A'B'} = 0,5 \text{ mm.}$$

5.7 Doublet de Huygens

1. F' est l'image du point à l'infini dans la direction de l'axe optique. Tout rayon provenant de ce point est parallèle à l'axe. Un tel rayon, après avoir traversé L₁ passe par F'₁. Il est ensuite dévié par L₂ mais le tracé n'est pas immédiat car ce n'est pas un rayon remarquable pour cette lentille. Pour construire le rayon émergent de L₂, on utilise la règle numéro 4 de l'encadré du paragraphe 5.2.a). On trace un rayon auxiliaire qui est parallèle au rayon incident sur L₂ et passe par le centre optique O₂ de L₂. Ce rayon n'est pas dévié par L₂. Le rayon émergent cherché passe par l'intersection du rayon auxiliaire avec le plan focal image de L₂ (foyer image secondaire). Finalement, l'intersection du rayon émergent du système avec l'axe optique est le foyer F' cherché.



2. Le point à l'infini sur l'axe a pour image F'₁ par L₁ qui a pour image F' par L₂, ce que l'on peut résumer par le schéma : $\infty \xrightarrow{L_1} F'_1 \xrightarrow{L_2} F'$. D'après la relation de conjugaison de Newton : $\overline{F'_2 F'} = -\frac{(f'_2)^2}{\overline{F_2 F'_1}} = -\frac{a^2}{2a} = -\frac{a}{2}$.

3. Par définition, tout rayon incident sur le doublet passant par F donne un rayon émergent parallèle à l'axe. On trace un rayon émergent du système parallèle à l'axe quelconque ; ce rayon, avant la lentille L₂, passait par son foyer objet F₂, ce qui permet de le tracer entre les deux lentilles. Le tracé avant L₁ n'est pas immédiat car ce rayon n'est pas un rayon remarquable pour L₁. On applique la règle 5 de l'encadré du paragraphe 5.2.a) : on trace un rayon auxiliaire parallèle au rayon, passant par le centre optique O₁ de L₁. Ce rayon auxiliaire n'est pas dévié par L₁. Le rayon incident sur L₁ cherché passe par l'intersection du rayon auxiliaire avec le plan focal objet de L₁ (foyer objet secondaire).

Finalement, l'intersection du rayon incident avec l'axe optique est le foyer F' cherché. Dans le cas présent il s'agit de l'intersection du prolongement de ce rayon avec l'axe : le foyer objet F du système est virtuel.

4. La succession des images est : $F \xrightarrow{L_1} F_2 \xrightarrow{L_2} \infty$. D'après la relation de conjugaison de Newton : $\overline{F_1 F} = -\frac{(f'_1)^2}{F'_1 F_2} = -\frac{9a^2}{-2a} = \frac{9a}{2}$.

Remarque

Les méthodes utilisées dans cet exercice s'appliquent à tous les doublets. On trouve dans le cas général :

$$\overline{F'_2 F'} = \frac{(f'_2)^2}{-f_1 + e + f'_2} \quad \text{et} \quad \overline{F_1 F} = \frac{-(f'_1)^2}{-f_1 + e + f'_2}.$$

5.8 Lentilles et système afocal

1. La formule de conjugaison s'écrit $\frac{1}{\overline{O_1 A_1}} - \frac{1}{\overline{O_1 A_0}} = \frac{1}{f'_1}$ et l'expression du grandissement est $\gamma = \frac{\overline{A_1 B_1}}{\overline{A_0 B_0}} = \frac{\overline{O_1 A_1}}{\overline{O_1 A_0}}$. On en déduit $\overline{O_1 A_0} = \frac{(1-\gamma)f'_1}{\gamma} = -20$ cm.

2. La position de l'image est donnée par $\overline{O_1 A_1} = \gamma \overline{O_1 A_0} = -10$ cm.

3. Pour avoir une image sur l'écran de l'objet initial, il faut que L_2 donne une image de $\overrightarrow{A_1 B_1}$ sur l'écran. En appliquant la formule de conjugaison, on obtient :

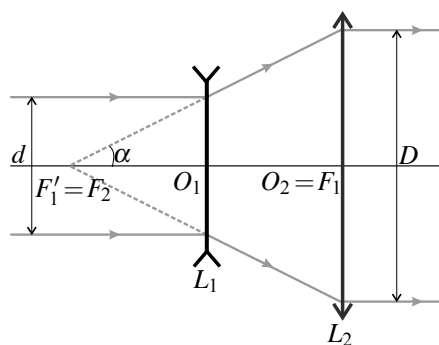
$$\overline{O_1 O_2} = \frac{\overline{O_2 E} f'_2}{\overline{O_2 E} - f'_2} + \overline{O_1 A_1} = 70$$
 cm.

4. Pour réaliser l'opération souhaitée, le système doit être afocal donc $F'_1 = F_2$. Par conséquent, on en déduit que $\overline{O_1 O_2} = 20$ cm.

5. On détermine l'expression de $\tan \alpha$, en notant α l'angle que fait le rayon issu de F'_1 avec l'axe optique entre les deux lentilles, soit :

$$\tan \alpha = \frac{d}{-2f'_2} = \frac{D}{2f'_1}.$$
 On en déduit :

$$\frac{D}{d} = -\frac{f'_2}{f'_1} = 2.$$



5.9 Dispersion de la lumière solaire lors d'un arc-en-ciel

1. a. Loi de Descartes pour la réfraction : le rayon réfracté appartient au plan d'incidence et $\sin i = n \sin r$. On dérive cette loi par rapport à i sachant que n est indépendant de i :

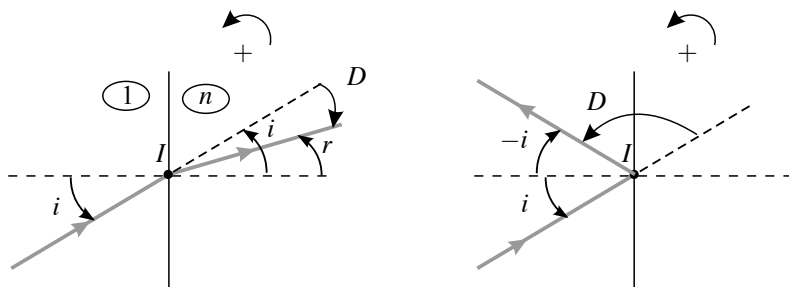
$$\cos i = n \cos r \frac{dr}{di} \Rightarrow \frac{dr}{di} = \frac{1}{n} \frac{\cos i}{\cos r}.$$

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

Les angles sont dans l'intervalle $\left[-\frac{\pi}{2}, \frac{\pi}{2}\right]$, donc le cosinus est positif; on peut utiliser la formule $\cos = \sqrt{1 - \sin^2}$ pour trouver : $\frac{dr}{di} = \frac{1}{n} \frac{\sqrt{1 - \sin^2 i}}{\sqrt{1 - \sin^2 r}} = \frac{1}{n} \frac{\sqrt{1 - \sin^2 i}}{\sqrt{1 - \left(\frac{\sin i}{n}\right)^2}}$.

b. La déviation est l'angle dont a tourné le rayon lumineux par rapport à la direction incidente. Dans le cas de la réfraction (figure ci-dessous, à gauche), la déviation D est égale à $r - i$.

c. Dans le cas de la réflexion (figure ci-dessous à droite), la déviation vaut $D = \pi - 2i$.



2. Les rayons émergents sont parallèles quel que soit l'angle d'incidence i si la déviation D est indépendante de i soit $\frac{dD}{di} = 0$.

3. Cas 1

a. Le triangle OIJ est isocèle, donc $\alpha = -r$. Dans ce cas, la loi de Descartes en J s'écrit $\sin \beta = n \sin(-r) = -n \sin r = -\sin i$ donc $\beta = -i$.

b. La déviation en I est $D = r - i$, et celle en J est $D' = \beta - \alpha = r - i$, soit globalement :

$$D_1 = D + D' = 2(r - i). \quad (5.9)$$

c. On calcule la dérivée de D_1 par rapport à i : $\frac{dD_1}{di} = 2 \frac{dr}{di} - 2 = 2 \frac{1}{n} \frac{\sqrt{1 - \sin^2 i}}{\sqrt{1 - \left(\frac{\sin i}{n}\right)^2}} - 2$.

La dérivée est nulle si $\sqrt{1 - \sin^2 i} = n \sqrt{1 - \left(\frac{\sin i}{n}\right)^2}$. En élevant au carré et en simplifiant, on trouve $n = 1$, ce qui n'a pas d'intérêt. Dans ce cas, il n'est pas possible d'avoir des rayons émergents parallèles.

4. Cas 2

a. L'application de la loi de Descartes pour la réflexion en J donne $\beta = -\alpha$. D'autre part, les triangles OIJ et OJK sont isocèles donc $r = \beta = -\alpha = -\gamma$. Alors, l'application de la loi de Descartes en K donne $\sin \delta = n \sin \gamma = -n \sin r = -\sin i$ soit $\delta = -i$.

b. Pour la déviation, on a la somme de trois termes : la déviation en I , $D = r - i$; la déviation en J , $D' = \pi - 2\alpha = \pi + 2r$; la déviation en K , $D'' = \delta - \gamma = -i + r$. Donc :

$$D_2 = D + D' + D'' = \pi + 4r - 2i. \quad (5.10)$$

c. On dérive D_2 : $\frac{dD_2}{di} = 4 \frac{dr}{di} - 2 = 4 \frac{dr}{di} - 2 = 4 \frac{1}{n} \frac{\sqrt{1 - \sin^2 i}}{\sqrt{1 - \left(\frac{\sin i}{n}\right)^2}} - 2$. Cette dérivée s'annule si :

$$\sin^2 i = \frac{4 - n^2}{3}. \tag{5.11}$$

5. Cas 3

- a. De manière analogue : $r = \beta = \delta = -\alpha = -\gamma = -\phi$ et $\xi = -i$.
b. Il vient : $D_3 = (r - i) + (\pi - 2\alpha) + (\pi - 2\gamma) + \xi - \phi = (r - i) + (\pi + 2r) + (\pi + 2r) + (-i + r)$ soit :

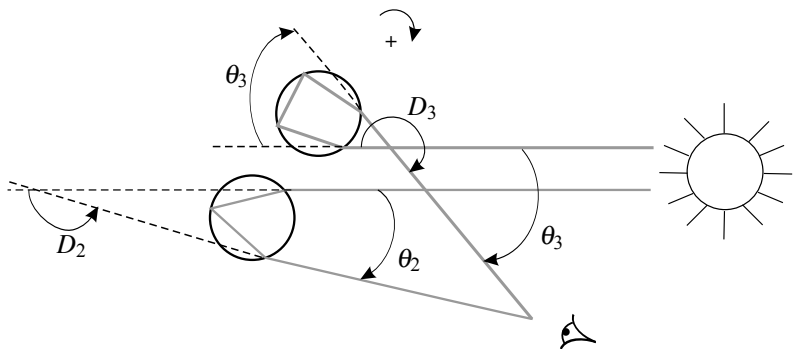
$$D_3 = 2\pi + 6r - 2i. \tag{5.12}$$

c. On dérive D_3 : $\frac{dD_3}{di} = 6 \frac{dr}{di} - 2 = 6 \frac{1}{n} \frac{\sqrt{1 - \sin^2 i}}{\sqrt{1 - \left(\frac{\sin i}{n}\right)^2}} - 2$. Cette dérivée s'annule si :

$$\sin^2 i = \frac{9 - n^2}{8}. \tag{5.13}$$

6. Le Soleil étant très bas sur l'horizon, on peut supposer que les rayons incidents sont horizontaux. La figure ci-dessous représente les deux cas possibles. Les angles θ_2 et θ_3 entre les rayons incidents pour l'œil et les rayons provenant du Soleil valent :

$$\begin{cases} \theta_2 = \pi + D_2 = \pi - |D_2| \\ \theta_3 = D_3 - \pi \end{cases}$$



7. Pour l'arc primaire, on calcule i avec la relation (5.11), on en déduit r avec la loi de Descartes puis D_2 avec la relation (5.10). On procède de même pour D_3 avec les relations (5.13) et (5.12).

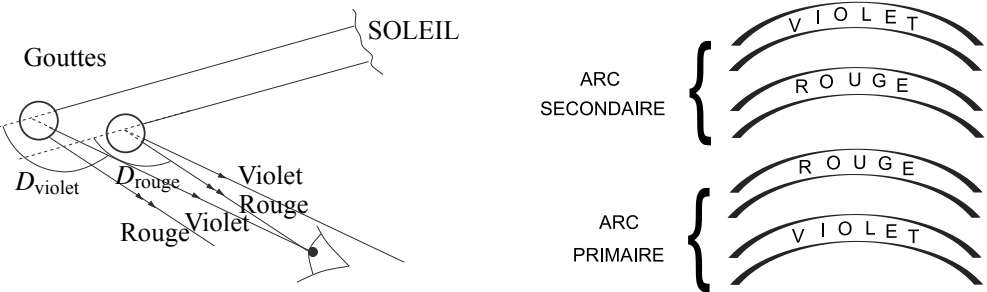
CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

couleur	i	r	$ D_2 $	$\theta_2(\text{rad})$	$\theta_2(^{\circ})$
rouge	1.0382	0.7035	2.4039	0.7377	42.2675
violet	1.0250	0.6887	2.4366	.7050	40.3927
couleur	i	r	D_3	θ_3	$\theta_3(^{\circ})$
rouge	1.2546	0.7948	4.0238	0.8823	50.5494
violet	1.2473	0.7825	4.0830	0.9414	53.9363

L'angle θ_2 est plus grand pour le rouge que pour le violet. Les rayons rouges observés par l'œil proviennent donc de gouttes de plus haute altitude, car dans ce cas les rayons violets « passent au-dessus de l'œil », et ce sont les rayons violets des gouttes de plus basse altitude qui entrent dans l'œil. On voit donc le violet en dessous du rouge pour l'arc primaire.

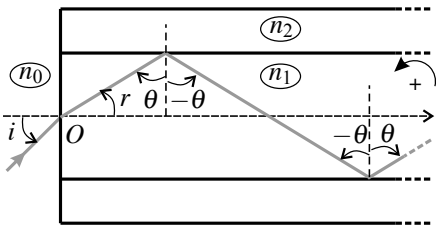
En ce qui concerne l'arc secondaire, il n'est pas toujours visible car beaucoup moins intense (il y a deux réflexions dans la goutte). On remarque que $\theta_3 > \theta_2$, donc les gouttes donnant l'arc secondaire visible par l'œil seront à plus haute altitude que celles donnant l'arc primaire. L'arc secondaire est donc vu au-dessus de l'arc primaire. D'autre part, les couleurs sont inversées car θ_3 est plus grand pour le violet que pour le rouge.

Les figures suivantes récapitulent l'ordre des couleurs.



5.10 Fibre optique

1. Le rayon est guidé le long de la fibre s'il y a réflexion totale sur la surface de séparation cœur/gaine, ce qui est possible puisque $n_2 < n_1$. Pour cela il faut que θ , angle d'incidence du rayon sur ce dioptre, vérifie $|\sin \theta| > \frac{n_2}{n_1}$ (attention : θ est négatif sur la figure). Or $\frac{n_2}{n_1} = r - \frac{\pi}{2}$ où r est l'angle de réfraction à l'entrée du rayon dans le cœur, donné par la loi de Descartes : $n_1 \sin r = n_0 \sin i$.



On a donc : $|\sin \theta| = \cos r = \sqrt{1 - \sin^2 r} = \sqrt{1 - \left(\frac{n_0 \sin i}{n_1}\right)^2}$. La condition de réflexion

totale devient : $\frac{n_0^2}{n_1^2} \sin^2 i < 1 - \frac{n_2^2}{n_1^2}$, soit : $-i_a < i < i_a$ avec $i_a = \text{Arcsin} \frac{\sqrt{n_1^2 - n_2^2}}{n_0}$.

2. D'après la définition, $ON = \sqrt{n_1^2 - n_2^2}$. L'application numérique donne $ON = 0,363$.

3. Le temps le plus court est celui obtenu en se déplaçant sur l'axe. On obtient comme valeur $\frac{Ln_1}{c}$. Le temps le plus long correspond à l'angle d'acceptance i_a soit $\frac{Ln_1}{c \sin \theta}$. On en déduit

$$\delta\tau = \frac{Ln_1}{c} \left(\frac{1}{\sin \theta} - 1 \right). \text{ L'application numérique donne } \delta\tau = 0,158 \mu\text{s}.$$

4. Il faut que $T > \delta\tau$ soit $f < \frac{1}{\delta\tau} = \Delta f = 6,3 \cdot 10^6$ bits par seconde. La fibre étudiée convient pour le téléphone mais pas pour la télévision.

5.11 Optique de l'œil

1. a. L'objet est réel et l'image se formant sur la rétine (qui joue le rôle d'écran) est donc réelle elle-aussi. La seule possibilité d'objet réel donnant une image réelle correspond au cas d'une lentille convergente (ici le cristallin de l'œil), avec l'objet avant F et l'image après F' et dans ce cas l'image est renversée.

b. On connaît les distances de l'objet ($\overline{OA} = -D$) et de l'image au centre optique, donc on utilise la formule de grandissement avec origine en O :

$$\gamma = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{AB}} = \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA}} = \frac{d}{-D} = -11 \cdot 10^{-3}.$$

On en déduit la taille de l'image : $\overline{A'B'} = \gamma \overline{AB} = 1,1 \text{ mm}$.

c. Pour calculer la vergence du système, on applique la relation de Descartes :

$$V = \frac{1}{\overline{OA'}} - \frac{1}{\overline{OA}} = \frac{1}{d} - \frac{1}{-D} = 95 \delta.$$

2. a. On ne peut se servir des résultats des questions précédentes. Le fait que la position de la rétine (position de l'image) soit inchangée alors que la position de l'objet a changé implique que la vergence V de la lentille a évolué. Le raisonnement est le même qu'à la question (1) : image réelle renversée puisqu'elle se forme sur un écran (la rétine) et que l'objet est réel.

b. On applique de nouveau la relation de conjugaison de Descartes :

$$V = \frac{1}{\overline{OA'}} - \frac{1}{\overline{OA}} = \frac{1}{11 \cdot 10^{-3}} - \frac{1}{-25 \cdot 10^{-2}} = 491 \delta.$$

On trouve que le cristallin s'est contracté (la vergence a augmenté) pour voir plus près. La taille de l'image est obtenue par l'expression du grandissement :

$$\overline{A'B'} = \gamma \overline{AB} = \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA}} \overline{AB} = \frac{0,011}{-0,25} 0,10 = -4,4 \text{ mm}.$$

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

3. a. On calcule tout d'abord la vergence V du cristallin de l'œil myope. L'image d'un objet à l'infini se forme dans le plan focal image de la lentille donc à une distance f' de O soit $f' = 11 - 0,5 = 10,5$ mm soit $V = 95,2 \delta$. On appelle L_D le verre de lunette et R le point d'intersection de l'axe optique avec la rétine. Pour que le myope voie net l'objet à l'infini, on doit avoir la suite de conjugaisons suivante : $\infty \xrightarrow{L_D} F'_D \xrightarrow{\text{cristallin}} R$. Il s'agit donc de trouver la position de l'antécédent de R par le cristallin. Avec $\overline{OR} = d$, la relation de Descartes donne :

$$V = \frac{1}{d} - \frac{1}{\overline{OF'_D}} \Rightarrow \overline{OF'_D} = \frac{d}{1 - Vd} = -23,3 \text{ cm.}$$

On remarque que F'_D est à 23,3 cm avant O donc à 21,3 cm avant L_D ce qui correspond bien à une lentille divergente de distance focale image $f'_D = -21,3$ cm, donc de vergence $V' = 1/f'_D = -4,7 \delta$.

b. Dans ce cas, la vergence du cristallin a changé par rapport à la question précédente, puisque l'œil n'observe plus à l'infini. On sait cependant que l'image finale A' est sur la rétine ($\overline{OA'} = d$). On calcule la position de l'image intermédiaire A_i par la formule Descartes appliquée à L_D :

$$\frac{1}{\overline{O'A_i}} - \frac{1}{\overline{OA'}} = V' \Rightarrow \overline{O'A_i} = \frac{\overline{OA'}}{1 + \overline{OA'} V'} = -17,5 \text{ cm.}$$

On en déduit $\overline{OA_i} = -19,5$ cm.

Le grandissement de l'ensemble est le produit des grandissements :

$$\gamma = \frac{\overline{O'A_i}}{\overline{OA}} \frac{\overline{OA'}}{\overline{OA_i}} = -0,01.$$

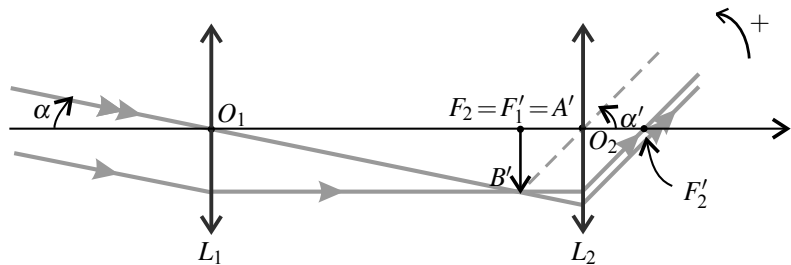
5.12 Étude d'une lunette astronomique

1. a. Un système est dit afocal s'il conjugue l'infini avec l'infini, c'est-à-dire si un objet à l'infini a une image à l'infini.

L'image d'un objet à l'infini par L_1 est dans le plan focal image de L_1 . Cette image est un objet pour L_2 , qui en donne une image à l'infini, donc elle doit être dans le plan focal objet de L_2 , d'où la série des conjugaisons :

$$\infty \xrightarrow{L_1} F'_1 = F_2 \xrightarrow{L_2} \infty.$$

b. Le schéma est sur la figure ci-dessous. Pour le tracer on utilise la règle 5 du paragraphe 5.2.a) d'après laquelle les rayons émergeant de L_2 et provenant de B' sont tous parallèles entre eux et donc parallèles au rayon non dévié $B'O_2$.



c. La lentille oculaire L_2 est nécessaire pour observer directement à l'œil (qui observe à l'infini pour ne pas accommoder). Si l'on souhaite prendre une photo, on la supprime et on place le capteur CCD dans le plan focal image de l'objectif L_1 .

2. a. Sur la figure ci-dessus on remarque que pour un faisceau lumineux incident provenant du haut, le faisceau émergent semble provenir du bas : l'image est donc renversée, ce qui est confirmé par le sens différent des angles α et α' .

b. Dans les triangles $O_1A'B'$ et $O_2A'B'$ (on rappelle que $A' = F_2 = F_1'$), on écrit :

$$\tan \alpha = \frac{\overline{A'B'}}{\overline{O_1A'}} = \frac{\overline{A'B'}}{f_1'} \quad \text{et} \quad \tan \alpha' = -\frac{\overline{A'B'}}{\overline{A'O_2}} = -\frac{\overline{A'B'}}{f_2'}.$$

On note que $\alpha < 0$, $\alpha' > 0$ et $\overline{A'B'} < 0$. Dans l'approximation de Gauss, $\tan \alpha \simeq \alpha$ et $\tan \alpha' \simeq \alpha'$, soit

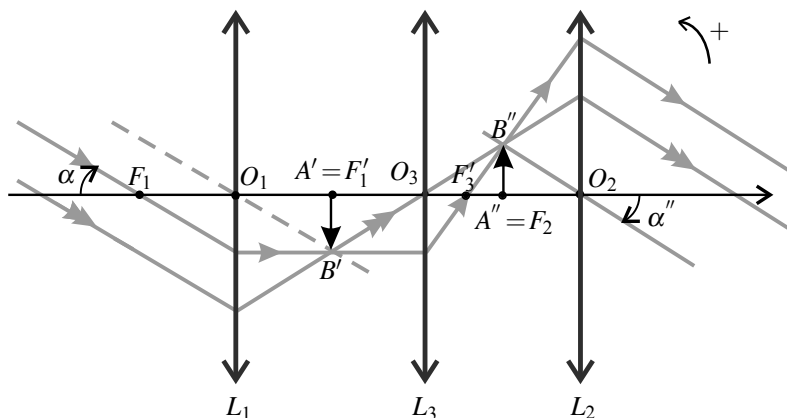
$$G = \frac{\alpha'}{\alpha} = -\frac{f_1'}{f_2'} = -5.$$

3. a. Par la lunette, on a toujours un objet à l'infini dont l'image par l'objectif L_1 est dans le plan focal image de L_1 et une image finale à l'infini, dont l'antécédent par l'oculaire L_2 est dans le plan focal objet de L_2 . Il faut donc que la lentille intermédiaire L_3 conjugue les points F_1' et F_2 , soit : $F_1' \xrightarrow{L_3} F_2$.

b. La formule du grandissement avec origine au centre optique de L_3 pour F_1' et F_2 s'écrit : $\gamma_3 = \frac{\overline{O_3F_2}}{\overline{O_3F_1'}}$ d'où $\overline{O_3F_2} = \gamma_3 \overline{O_3F_1'}$. On reporte dans la relation de conjugaison avec origine au centre pour L_3 : $\frac{1}{\overline{O_3F_2}} - \frac{1}{\overline{O_3F_1'}} = \frac{1}{f_3'}$ soit $\frac{1}{\overline{O_3F_1'}} \left(\frac{1}{\gamma_3} - 1 \right) = \frac{1}{f_3'}$, d'où : $\overline{O_3F_1'} = f_3' \left(\frac{1 - \gamma_3}{\gamma_3} \right)$.

c. Schéma avec les trois lentilles :

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE



- d. En utilisant les notations de la figure, on obtient pour L_1 , $\tan \alpha \simeq \alpha = \frac{\overline{A'B'}}{f_1}$; puis pour L_3 , $\gamma = \frac{\overline{A''B''}}{\overline{A'B'}}$; puis pour L_2 , $\tan \alpha'' \simeq \alpha'' = -\frac{\overline{A''B''}}{f_2}$.

On vérifie les signes des expressions : les deux angles sont négatifs ainsi que $\overline{A'B'}$ et γ_3 , les autres grandeurs étant positives. En combinant ces équations, on obtient :

$$G' = \frac{\alpha''}{\alpha} = \gamma_3 \left(-\frac{f_1}{f_2} \right).$$

Puisque γ_3 est négatif (voir figure), G' est bien positif et l'image est à l'endroit. En ce qui concerne la valeur absolue de G' cela dépend de celle de γ_3 . Si $|\gamma_3| > 1$ alors $G' > |G|$.

5.13 La loupe

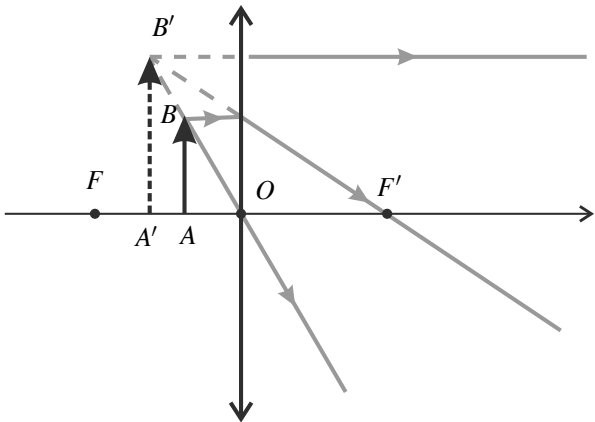
1. À l'œil nu, un objet à une distance d_m et de taille ℓ est vu sous l'angle α_m tel que : $\tan \alpha_m = \frac{\ell}{d_m}$ avec $\tan \alpha_m \simeq \alpha_m$ dans l'approximation de Gauss. Alors : $\alpha_m = \frac{\ell}{d_m}$.

a. La lentille est utilisée en loupe, donc l'objet est placé entre le foyer objet F et le centre optique O . On note $x = \overline{OA}$ et $y = \overline{OA'}$, A' étant l'image de A . La relation de conjugaison de Descartes donne : $\frac{1}{y} - \frac{1}{x} = \frac{1}{f'}$ d'où $y = \frac{xf'}{f' + x}$.

On note O_b la position de l'œil de l'observateur. Pour que l'image soit vue nette il faut que : $O_b A' \geq d_m$, soit en valeur algébrique : $-a + y \leq -d_m$.

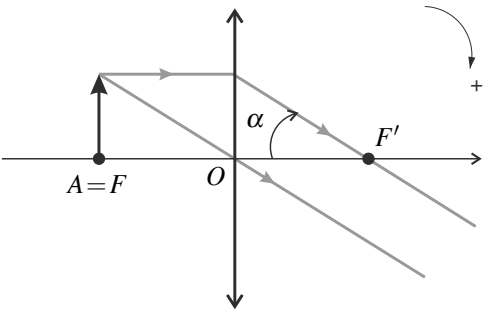
Avant de chercher l'intervalle des positions x de l'image, il faut connaître les variations de y en fonction de x . On calcule la dérivée : $\frac{dy}{dx} = \frac{1}{(f' + x)^2} (f'(f' + x) - xf') = \frac{(f')^2}{(f' + x)^2}$. Elle est positive donc y est une fonction croissante de x : à l'objet le plus proche correspond l'image la plus proche, et à l'objet le plus lointain ($A = F$) correspond l'image la plus lointaine (à l'infini).

L'objet le plus proche vu net par l'œil est tel que $y = a - d_m$, soit : $\frac{1}{a - d_m} - \frac{1}{x} = \frac{1}{f'}$ d'où $x = \frac{f'(a - d_m)}{f' - a + d_m}$. En conclusion, la zone possible pour les objets donnant une vision nette est l'intervalle $\left[-f' ; \frac{f'(a - d_m)}{f' - a + d_m}\right]$.



b. L'œil n'accommode pas si l'image A' est à l'infini, donc l'objet doit être dans le plan focal de la lentille : $A = F$. D'après la figure ci-contre : $\tan \alpha \simeq \alpha = \frac{\ell}{f'}$. On déduit de ce qui précède le grossissement commercial de la loupe :

$$G = \frac{\alpha}{\alpha_m} = \frac{\ell}{f'} \frac{d_m}{\ell} \Rightarrow G = \frac{d_m}{f'} = 5.$$



5.14 Principe du viseur

1. L'oculaire joue le rôle de la loupe étudiée dans le précédent problème et le réticule le rôle de l'objet A , mais $d = -x$ donc d varie dans l'intervalle : $\left[\left|\frac{f'(a - d_m)}{f' - a + d_m}\right| ; f'\right]$.

Pour qu'il n'y ait pas d'accommodation, l'image du réticule doit être à l'infini, donc le réticule doit être placé au foyer objet F_2 de L_2 . Les constructions correspondent aux deux figures de l'exercice précédent.

2. a. D'après l'énoncé $A \xrightarrow{L_1} O$. On sait que si un objet réel a une image réelle par une lentille convergente, la distance entre l'objet et l'image est au minimum égale à 4 fois la distance focale image de la lentille. Cette condition s'écrit ici : $x \leq -4f'_1$.

CHAPITRE 5 – OPTIQUE GÉOMÉTRIQUE

b. D'après la formule de conjugaison de Descartes $\frac{1}{\overline{O_1O}} - \frac{1}{\overline{O_1A}} = \frac{1}{f'_1}$ soit $\frac{1}{D} - \frac{1}{x-D} = \frac{1}{f'_1}$ d'où : $D^2 + xD - xf'_1 = 0$. On choisit pour D la valeur plus petite pour minimiser l'encombrement de l'appareil, soit : $D = -\frac{x}{2} - \frac{1}{2}\sqrt{x^2 + 4xf'_1}$ (remarquer que $x < 0$).

c. Lorsque x varie entre $-\infty$ et $-4f'_1$, D varie entre f'_1 et $2f'_1$. La plage de réglage que le constructeur doit prévoir pour D est : $D \in [f'_1 ; 2f'_1]$.

3. Quand l'observateur change, seul le réglage de l'oculaire est à modifier. On part d'un viseur réglé pour un œil emmétrope à l'infini. Dans ce cas, le réticule est dans le plan focal objet de l'oculaire donc l'image finale est à l'infini. On souhaite augmenter la distance d , de manière à ce que l'image finale soit au *Punctum Remotum* de l'observateur. En appliquant la relation de conjugaison de Descartes : $\frac{1}{\overline{O_2A'}} - \frac{1}{\overline{O_2A}} = \frac{1}{f'_2}$. Or $\overline{O_2A'} = a - \delta$, ce qui donne :

$$d = \overline{OO_2} = \frac{(\delta - a)f'_2}{\delta - a + f'_2}$$

Introduction au monde quantique

6

La mécanique quantique a été élaborée dans la première moitié du XX^e siècle par de nombreux physiciens dont N. Bohr, L. de Broglie, P. Dirac, A. Einstein, W.K. Heisenberg, M. Planck et E. Schrödinger. Cette théorie est nécessaire pour décrire la matière à l'échelle atomique et au-dessous. Ses prédictions n'ont, à l'heure actuelle, jamais été mises en défaut. Elles ont permis la réalisation d'inventions aussi importantes que le laser, le microprocesseur, l'horloge atomique, l'imagerie médicale par résonance magnétique nucléaire...

Les phénomènes quantiques qui apparaissent à l'échelle microscopique sont parfois difficiles à appréhender car ils ne correspondent pas à notre intuition naturelle fondée sur notre expérience du monde macroscopique. À la base de leur compréhension se trouve l'idée de dualité onde-particule et la notion d'onde de matière. Il en découle l'inégalité de Heisenberg et la quantification de l'énergie.

1 La dualité onde-particule de la lumière

1.1 Introduction

On a présenté dans les chapitres précédents l'onde lumineuse et les phénomènes d'interférences et de diffraction. Ces phénomènes caractéristiques des ondes ont été étudiés au XIX^e siècle. Ils montrent l'**aspect ondulatoire** de la lumière.

D'autre part, des phénomènes découverts au XX^e siècle ne peuvent être interprétés que si l'on admet l'existence de « particules de lumière », que l'on appelle les **photons**. La lumière a aussi un **aspect corpusculaire**.

Ce double comportement est appelé **dualité onde-particule**. Il est impossible à théoriser dans le cadre de la mécanique classique, mais trouve son interprétation dans le cadre la mécanique quantique.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

1.2 Historique de la découverte du photon

a) Le rayonnement thermique

En 1900, pour réussir à expliquer les propriétés de l'émission thermique du rayonnement électromagnétique d'un corps chauffé (ce rayonnement est pour l'essentiel dans le domaine infrarouge), Max Planck utilisa l'hypothèse que l'énergie s'échange entre la matière et le rayonnement par multiples d'une valeur minimale, le **quantum d'énergie**, dont l'expression est :

$$E = h\nu$$

où ν est la fréquence du rayonnement et h une constante. Cette constante appelée *Hilfskonstante* par Planck, soit en français *constante auxiliaire*, est devenue depuis l'une des constantes fondamentales de la physique. Sa valeur actuellement admise est :

$$h = 6,626\,069\,57 \cdot 10^{-34} \text{ J}\cdot\text{s}.$$

b) L'effet photoélectrique

L'**effet photoélectrique** est l'émission d'électrons par un métal lorsqu'il est éclairé par un rayonnement du domaine visible ou ultraviolet (figure 6.1). Le phénomène n'existe que si la fréquence du rayonnement est supérieure à une fréquence seuil ν_S qui dépend de la nature du métal. Si la fréquence est plus petite que ν_S il n'y a pas d'effet photoélectrique, même si le faisceau est très intense.

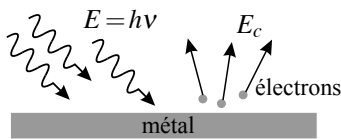


Figure 6.1 – Effet photoélectrique. Chaque électron de masse m_e et vitesse v_e emporte une énergie cinétique : $E_c \leq h\nu - W$.

En 1905, Albert Einstein proposa une interprétation théorique de l'effet photoélectrique en reprenant l'idée de Planck. Il supposa que le rayonnement lui-même est constitué de « quanta de lumière », sortes de grains de lumière contenant l'énergie $E = h\nu$.

L'hypothèse de base de la théorie d'Einstein est qu'un électron du métal peut absorber *un seul* quantum de lumière. Il est alors arraché au métal si l'énergie $E = h\nu$ est supérieure à une valeur minimale dépendant du métal et appelée travail d'extraction W . La condition $E > W$ se traduit par :

$$\nu > \nu_S = \frac{W}{h}.$$

La théorie d'Einstein explique ainsi l'existence de la fréquence seuil. De plus elle prédit que l'énergie cinétique maximale emportée par l'électron est :

$$E_{c,\max} = E - W = h(\nu - \nu_S).$$

Des expériences, menées par Robert Andrews Millikan entre 1905 et 1915, confirmèrent cette formule et donnèrent une valeur de la constante de Planck en bon accord avec la valeur provenant des expériences sur le rayonnement thermique. Einstein reçut le prix Nobel de physique pour son travail sur l'effet photoélectrique en 1921.

c) La diffusion Compton

Le phénomène qui finit de convaincre la communauté scientifique de l'existence de particules associées au rayonnement électromagnétique est la **diffusion Compton** découverte par Arthur Compton en 1922.

La diffusion d'un rayonnement est le phénomène selon lequel un échantillon de matière, recevant un rayonnement incident, renvoie dans tout l'espace un rayonnement de même nature appelé onde diffusée.

Classiquement on explique la diffusion des ondes électromagnétiques par le fait que les électrons contenus dans la matière sont mis en mouvement sous l'action du champ électromagnétique de l'onde incidente. L'onde diffusée est créée par les électrons en mouvement qui oscillent à la fréquence de l'onde incidente (parce que le principe fondamental de la dynamique est une équation linéaire, comme on le verra dans la partie *Mécanique* de ce livre). L'onde diffusée a donc la même fréquence que l'onde incidente (parce que les équations de l'électromagnétisme sont aussi linéaires, voir cours de deuxième année).

En envoyant des rayons X de longueur d'onde $\lambda = 0,071 \text{ nm}$ sur une cible de carbone, A. Compton observa un rayonnement diffusé de longueur d'onde *différente* de la longueur d'onde incidente, en contradiction avec la théorie classique. Il put interpréter les résultats expérimentaux en faisant hypothèse d'une collision entre les électrons contenus dans l'échantillon et des particules arrivant avec le rayonnement incident (voir figure 6.2), particules dotées de l'énergie $E = h\nu = \frac{hc}{\lambda}$ et de la quantité de mouvement :

$$p = \frac{h\nu}{c} = \frac{h}{\lambda}.$$

Au cours de cette collision la particule du rayonnement perd une partie de son énergie, ce qui explique qu'elle reparte avec une énergie $E' < E$, donc une fréquence $\nu' < \nu$ et une longueur d'onde $\lambda' > \lambda$. Le calcul fondé sur les lois de la mécanique relativiste donne des résultats quantitatifs en parfait accord avec l'expérience.

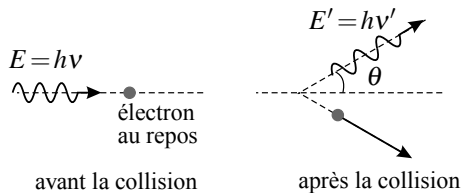


Figure 6.2 – Effet Compton : collision entre un photon et un électron. Le calcul relativiste donne : $\lambda' - \lambda = \frac{h}{m_e c} (1 - \cos \theta)$ où m_e est la masse de l'électron.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

1.3 Le photon

a) Définition

La particule associée à la lumière s'appelle le **photon**. Ses propriétés sont les suivantes :

- Le photon a une masse nulle.
- Le photon se déplace à la vitesse de la lumière, égale à $c = 3,00 \cdot 10^8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$ dans le vide.
- Le photon associé à une lumière de fréquence ν et de longueur d'onde $\lambda = \frac{c}{\nu}$ possède l'énergie :

$$E = h\nu = \frac{hc}{\lambda} \quad (6.1)$$

où h est la constante de Planck.

- Le photon associé à une lumière de fréquence ν se propageant dans la direction du vecteur unitaire $\vec{u}$ possède la quantité de mouvement :

$$\vec{p} = \frac{E}{c} \vec{u} = \frac{h\nu}{c} \vec{u} = \frac{h}{\lambda} \vec{u}. \quad (6.2)$$



Dans le cas du photon, la formule classique de la quantité de mouvement donnée dans la partie *Mécanique*, $\vec{p} = m\vec{v}$, ne s'applique pas. Il faut utiliser les équations relativistes, qui sont en dehors du programme.

b) Ordre de grandeur de l'énergie d'un photon

L'énergie du photon correspondant à une lumière de longueur d'onde $\lambda = 500 \text{ nm}$ est :

$$E = \frac{6,63 \cdot 10^{-34} \times 3,00 \cdot 10^8}{500 \cdot 10^{-9}} = 3,98 \cdot 10^{-19} \text{ J}.$$

On constate que le joule n'est pas une unité adaptée pour exprimer cette énergie. Il est courant d'exprimer l'énergie du photon en électron-volt, une unité d'énergie telle que $1 \text{ eV} = 1,6 \cdot 10^{-19} \text{ J}$. L'énergie du photon précédent est égale à $\frac{3,98 \cdot 10^{-19}}{1,60 \cdot 10^{-19}} = 2,49 \text{ eV}$.

Pour un photon de longueur d'onde quelconque λ , sachant que l'énergie est inversement proportionnelle à la longueur d'onde, on peut écrire : $E = 2,48(\text{eV}) \times \frac{500(\text{nm})}{\lambda(\text{nm})}$. Il est ainsi pratique de retenir que l'énergie du photon est donnée par :

$$E(\text{eV}) = \frac{1240}{\lambda(\text{nm})}. \quad (6.3)$$

La notion de photon s'étend aux ondes électromagnétiques autres que la lumière. Le tableau 6.1 donne les gammes d'énergie des photons pour les différents domaines des ondes électromagnétiques. L'aspect corpusculaire ressort d'autant plus que l'énergie du photon est élevée.

On peut donc prévoir qu’il sera très marqué pour les rayonnements γ et X, mais pratiquement imperceptible pour les ondes hertziennes. Inversement l’aspect ondulatoire du rayonnement ressort d’autant plus que la longueur d’onde est élevée.

rayonnement	λ (m)	ν (Hz)	E (eV)
rayons gamma	$< 2.10^{-11}$	$> 1,5.10^{19}$	$> 60\,000$
rayons X	$2.10^{-11} - 1.10^{-8}$	$3.10^{16} - 1,5.10^{19}$	$125 - 60\,000$
ultra-violets	$1.10^{-8} - 4.10^{-7}$	$7,5.10^{14} - 3.10^{16}$	$3 - 125$
visible	$4.10^{-7} - 7,5.10^{-7}$	$4.10^{14} - 7,5.10^{14}$	$1,5 - 3$
infrarouges	$7,5.10^{-7} - 3.10^{-4}$	$1.10^{12} - 4.10^{14}$	$4.10^{-3} - 1,5$
ondes hertziennes	$> 3.10^{-4}$	$< 1.10^{12}$	$< 4.10^{-3}$

Tableau 6.1 – Longueur d’onde, fréquence et énergie des différents types de photons.

c) Nombre de photons

Dans les expériences d’optique, l’aspect granulaire de la lumière n’apparaît généralement pas. L’explication est que ces expériences mettent en jeu un très grand nombre de photons à la seconde.

On peut calculer, par exemple, le nombre de photons émis chaque seconde par un laser hélium-néon de longueur d’onde $\lambda = 633\text{ nm}$ et de puissance $P = 1,0\text{ mW}$. En $\Delta t = 1\text{ s}$, l’énergie lumineuse délivrée par le laser est $E_{\text{laser}} = P\Delta t = 1,0.10^{-3}\text{ J}$. L’énergie d’un photon est $E = \frac{hc}{\lambda} = \frac{6,63.10^{-34} \times 3.10^8}{633.10^{-9}} = 3,1.10^{-19}\text{ J}$. Le nombre de photons est donc :

$$N = \frac{E_{\text{laser}}}{E} \simeq 3,2.10^{15}.$$

C’est un nombre élevé mais, à titre de comparaison, bien plus petit que le nombre d’Avogadro qui est l’ordre de grandeur du nombre d’atomes ou de molécules dans une expérience de chimie.

Pour voir les photons un à un, on peut imaginer réduire la puissance du faisceau. En réduisant d’un facteur 10^9 la puissance, on obtient $3,2.10^6$ photons par seconde, soit un photon toutes les $0,31.10^{-6}\text{ s}$ en moyenne. Les photons se déplaçant à la vitesse $c = 3,0.10^8\text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$, deux photons successifs sont alors séparés en moyenne de $3,0.10^8 \times 0,31.10^{-6} = 93\text{ m}$. Avec un détecteur de résolution temporelle de l’ordre de 10^{-7} s , on peut espérer recevoir des photons un à un. En fait ce système simple ne fonctionne pas correctement : à cause du caractère aléatoire de l’émission du laser, les photons sont émis irrégulièrement et plusieurs photons peuvent être détectés en même temps.

On sait cependant produire des photons un à un avec des systèmes beaucoup plus élaborés appelés **sources de photons uniques**. Avec de telles sources on réalise des expériences qui illustrent remarquablement le double aspect, corpusculaire et ondulatoire, de la lumière.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

1.4 Une expérience avec des photons uniques

a) La lame semi-réfléchissante

Définition La **lame semi-réfléchissante** est un dispositif optique qui divise un faisceau lumineux incident en un faisceau lumineux réfléchi et un faisceau lumineux transmis d'égales puissances.

Interprétation ondulatoire Dans une vision ondulatoire de la lumière, l'onde incidente donne deux ondes : une onde réfléchie et une onde transmise (voir figure 6.3). La puissance transportée par chacune de ces deux ondes est égale à la moitié de la puissance transportée par l'onde incidente :

$$\mathcal{P}_{\text{transmise}} = \mathcal{P}_{\text{réfléchi}} = \frac{1}{2} \mathcal{P}_{\text{incidente}}.$$

Or on a vu que la puissance $\mathcal{P}$ transportée par l'onde lumineuse est proportionnelle au carré de son amplitude A :

$$\mathcal{P} = KA^2$$

où K est une constante. Les amplitudes des ondes transmise et réfléchie, $A_{\text{réfléchi}}$ et $A_{\text{transmise}}$ sont donc reliées à l'amplitude $A_{\text{incidente}}$ de l'onde incidente par :

$$A_{\text{transmise}} = A_{\text{réfléchi}} = \frac{1}{\sqrt{2}} A_{\text{incidente}}.$$

Interprétation corpusculaire Dans l'image où la lumière est constituée de photons indivisibles, la division du faisceau incident en deux faisceaux s'interprète ainsi : chaque photon peut être soit transmis, il traverse la lame, soit réfléchi, il « rebondit » sur la lame (voir figure 6.4).

Il y a autant de photons transmis que de photons réfléchis puisque les deux faisceaux ont la même puissance.

On a besoin des deux interprétations, ondulatoire et corpusculaire, pour comprendre les expériences : elles sont complémentaires. La mécanique quantique permet d'unifier les deux points de vue.

b) Une preuve du comportement corpusculaire de la lumière

On ne peut plus considérer à l'heure actuelle que l'effet photoélectrique et l'effet Compton prouvent le caractère corpusculaire de la lumière car il est possible de les interpréter de ma-

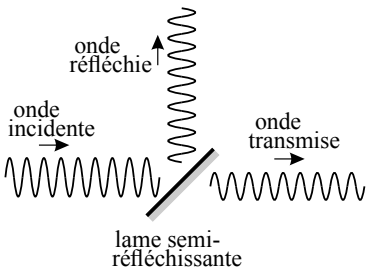


Figure 6.3 – lame semi-réfléchissante dans une vision ondulatoire.

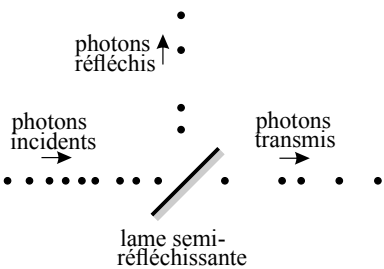


Figure 6.4 – lame semi-réfléchissante dans une vision corpusculaire.

nière satisfaisante en traitant le rayonnement comme un champ électromagnétique classique et l'électron comme un système quantique.

Une expérience considérée à l'heure actuelle comme une preuve du comportement corpusculaire consiste à envoyer un faisceau de photons uniques sur une lame semi-réfléchissante. Des détecteurs très sensibles recueillent les faisceaux transmis et réfléchis (voir figure 6.5).

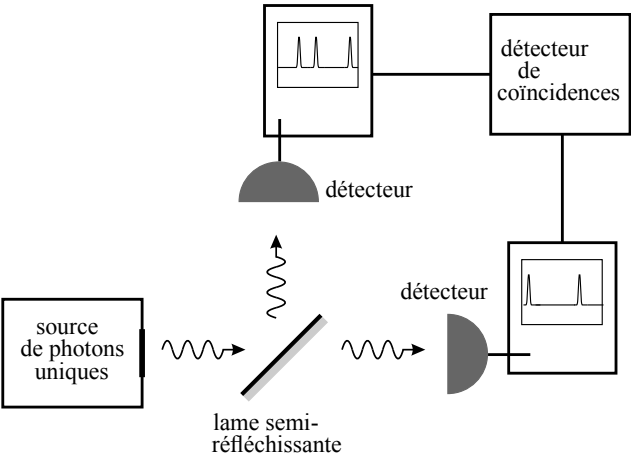


Figure 6.5 – Expérience démontrant le caractère corpusculaire de la lumière.

On constate que :

- les détecteurs fournissent des signaux constitués de pics de durée très brève à des instants aléatoires ;
- les pics des deux détecteurs n'arrivent *jamais* simultanément (pas de coïncidence détectée).

Le premier point évoque l'arrivée de photons successifs mais n'est pas incompatible avec une image ondulatoire : en effet, l'onde pourrait être une suite d'impulsions très courtes arrivant aléatoirement. Mais dans ce cas, les pics devraient être détectés simultanément sur les deux détecteurs ce qui n'est pas le cas d'après la deuxième observation. En conclusion, l'expérience montre sans équivoque une manifestation corpusculaire de la lumière.

De plus, d'après la première observation, les photons sont *aléatoirement* réfléchis ou transmis. Quelles sont les probabilités de ces deux événements ? La lame semi-réfléchissante partageant le faisceau incident en deux faisceaux transportant la même puissance, on a :

$$Prob(\text{réflexion}) = \frac{1}{2} \quad \text{et} \quad Prob(\text{transmission}) = \frac{1}{2}.$$

1.5 Franges d'interférences et photons

a) Expérience des fentes de Young

L'expérience des fentes de Young est une expérience classique d'interférences lumineuses qui sera étudiée de manière approfondie dans le cours de deuxième année. On se contentera ici d'en donner le principe.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

Une source ponctuelle, quasiment monochromatique, éclaire un écran opaque percé de deux fentes rectilignes identiques, très fines, derrière lesquelles on place un écran parallèle au plan des fentes. Sur l'écran on observe des **franges rectilignes** parallèles aux fentes.

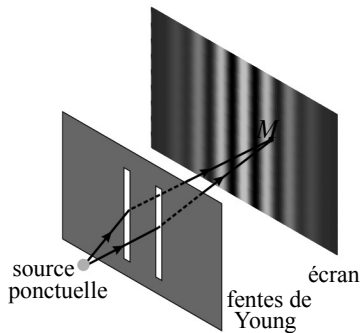


Figure 6.6 – Principe de l'expérience des fentes de Young.

L'explication qualitative du phénomène est la suivante : en tout point M de l'écran parviennent deux ondes qui sont diffractées par les deux fentes de Young. Les longueurs des deux rayons lumineux entre la source et M sont différentes, donc les deux ondes sont décalées dans le temps ce qui se traduit par un déphasage qui dépend de la position de M sur l'écran.

On observe ainsi des franges brillantes, au centre desquelles le déphasage est un multiple de 2π (condition d'interférence constructive) et des franges sombres au centre desquelles le déphasage est un multiple impair de π (condition d'interférence destructive).

b) Construction d'une figure d'interférences photon par photon

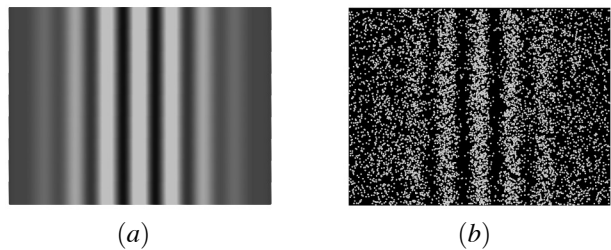


Figure 6.7 – Franges d'interférences : (a) d'après le calcul de l'optique ondulatoire, (b) avec 7500 photons environ (simulations numériques de l'auteur).

Que voit-on si l'on réalise l'expérience des fentes de Young (ou une autre expérience d'interférences lumineuses) avec une source envoyant très peu de photons ? L'expérience peut être réalisée avec une source classique atténuée ou avec une source de photons uniques. On enregistre la figure sur un capteur CCD très sensible. Le temps de pose détermine le nombre

de photons reçus. On peut aussi superposer différents clichés à temps de pose égal pour avoir un nombre croissant de photons. Les observations sont les suivantes :

- Chaque photon donne un point lumineux sur l'image, se comportant donc comme un corpuscule localisé, mais en un point aléatoire.
- Les impacts des photons se répartissent inégalement sur l'écran, dessinant, au fur et à mesure que le nombre de photons augmente, les franges d'interférences prédites par la théorie des interférences de deux ondes lumineuses.

La figure 6.7 montre le résultat d'une simulation de figure d'interférences pour un nombre macroscopique de photons et pour un petit nombre de photons. La simulation est fondée sur l'hypothèse que la probabilité de recevoir un photon en un point est proportionnelle au carré de l'amplitude de l'onde lumineuse (calculée par la théorie ondulatoire) en ce point. L'aspect de la figure simulée est très semblable au résultat de l'expérience réelle. S'il souhaite le vérifier, le lecteur curieux pourra se rendre sur la page http://www.physique.ens-cachan.fr/old/franges_photon/interference.htm et y télécharger le film d'une expérience réelle, montrant une figure d'interférences analogue se construisant photon par photon.

c) Conclusion

La lumière présente un double aspect corpusculaire et ondulatoire, tous les deux perceptibles dans les expériences d'interférences lumineuses avec peu de photons. Les photons sont détectés de manière aléatoire. La probabilité de détecter un photon en un point est proportionnelle au carré de l'amplitude de l'onde lumineuse en ce point.

2 La dualité onde-particule de la matière

2.1 La longueur d'onde de de Broglie

a) L'onde « de matière » de de Broglie

On vient de voir le double aspect ondulatoire et corpusculaire de la lumière et plus généralement de tout rayonnement électromagnétique.

L'idée symétrique que les particules de matière (électrons, protons, neutrons...), par définition de nature corpusculaire, puissent avoir aussi un comportement ondulatoire, a été envisagée pour la première fois en 1923 par Louis de Broglie. Il postula l'existence pour toute particule d'une **onde de matière** qui lui est associée et établit sur des arguments théoriques une expression pour la longueur d'onde λ_{DB} de cette onde :

$$\lambda_{DB} = \frac{h}{p}, \quad (6.4)$$

où p est la quantité de mouvement (ou impulsion) de la particule et h la constante de Planck. La relation fondamentale précédente est appelée **relation de de Broglie** et λ_{DB} est appelée **longueur d'onde de de Broglie** de la particule.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

Remarque

On a vu plus haut une relation identique à la relation (6.4) pour le photon.

Pour calculer la quantité de mouvement de la particule on peut utiliser l'expression de la mécanique classique $p = mv$ où v est la vitesse de la particule (voir partie *Mécanique* de cet ouvrage) à condition que v soit très inférieure à la vitesse de la lumière $c \simeq 3.10^8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. La relation de de Broglie devient dans ce cas :

$$\lambda_{\text{DB}} = \frac{h}{mv}. \tag{6.5}$$

Dans le cas contraire il faut utiliser la formule relativiste pour la quantité de mouvement. Il est courant d'admettre que la formule classique est valable si $v < \frac{c}{10}$ parce que l'erreur relative introduite par l'usage de la formule classique, égale à $\frac{1}{2} \left(\frac{v}{c}\right)^2$, est inférieure à 1% dans ce cas.

b) Première vérification expérimentale

En 1927, les américains C.J. Davisson et L. Germer apportent la première preuve expérimentale de l'idée de de Broglie, en observant la diffraction d'un faisceau d'électrons par un monocristal de nickel.

La diffraction est un phénomène caractéristique des ondes. Si un faisceau d'électrons est diffracté, c'est la preuve qu'il possède un caractère ondulatoire.

Pourquoi un solide cristallin diffracte-t-il certaines ondes ? Les solides cristallins présentent au niveau atomique un arrangement parfaitement ordonné (voir cours de chimie), périodique dans trois directions de l'espace avec des périodes de l'ordre de $10^{-10} \text{ m} = 0,1 \text{ nm}$. Or les objets périodiques ont la propriété de diffracter d'une manière caractéristique une onde dont la longueur d'onde est proche de leur période. Ainsi, la découverte en 1912 par Max von Laue de la diffraction des rayons X par les cristaux (voir figure 6.8) avait prouvé à la fois la nature ondulatoire de ces rayons et la structure périodique des cristaux. Elle avait aussi permis de mesurer la longueur d'onde des rayons X.

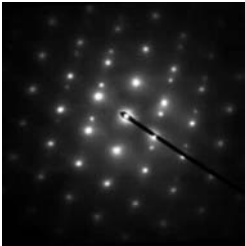


Figure 6.8 – Cliché de diffraction des rayons X par l'austénite.

De la même manière, la diffraction d'un faisceau d'électrons par un cristal de nickel montra que ces particules peuvent avoir un comportement ondulatoire et permit de vérifier quantitativement la formule de de Broglie.

Exemple

Quelle était la longueur d'onde de de Broglie dans l'expérience de Davisson et Germer ?
Les électrons, accélérés par une différence de potentiel de 54 V (voir le chapitre sur les

mouvements de charges dans la partie *Mécanique*), avaient une énergie cinétique

$$E_c = 54 \text{ eV} = 8,6 \cdot 10^{-18} \text{ J}.$$

La masse d'un électron est $m_e = 9,11 \cdot 10^{-31} \text{ kg}$. Si l'on suppose que la mécanique classique s'applique, l'énergie cinétique est donnée par la formule $E_c = \frac{1}{2} m_e v^2$, de sorte que la vitesse d'un électron ayant cette énergie est :

$$v = \sqrt{\frac{2E_c}{m_e}} = \sqrt{2 \times \frac{8,6 \cdot 10^{-18}}{9,11 \cdot 10^{-31}}} = 4,35 \cdot 10^6 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

Cette vitesse étant inférieure à $\frac{c}{10}$ l'emploi de la formule classique est validé. On peut ensuite calculer :

$$\lambda_{\text{DB}} = \frac{h}{m_e v} = \frac{6,63 \cdot 10^{-34}}{9,11 \cdot 10^{-31} \times 4,35 \cdot 10^6} = 1,68 \cdot 10^{-10} \text{ m}.$$

Cette longueur d'onde est bien de l'ordre de 0,1 nm.

c) Applications actuelles

Microscopie électronique Un microscope optique ne peut révéler des détails plus petits que l'ordre de grandeur de la longueur d'onde de la lumière, soit plus petits qu'un micromètre. La longueur d'onde de de Broglie d'électrons suffisamment accélérés est bien plus courte. Elle est voisine de 0,1 nm pour des électrons d'énergie cinétique égale à 100 eV. Dans certains appareils l'énergie cinétique des électrons atteint 100 keV et la longueur d'onde est de l'ordre de 1 pm = $1 \cdot 10^{-12} \text{ m}$ (pour appliquer la formule de de Broglie dans ce cas il est nécessaire d'utiliser la formule relativiste de la quantité de mouvement). Cependant il faut que l'échantillon supporte une telle énergie.

Exemple

Quelle est la longueur d'onde de de Broglie d'un électron ayant une énergie cinétique $E_c = 100 \text{ keV}$? En appliquant la formule classique de l'énergie cinétique on trouve :

$$v = \sqrt{\frac{2E_c}{m_e}} = \sqrt{2 \times \frac{100 \cdot 10^3 \times 1,60 \cdot 10^{-19}}{9,11 \cdot 10^{-31}}} = 1,9 \cdot 10^8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1} \simeq 0,6c.$$

Cette vitesse est supérieure 0,1c. Les formules classiques ne sont donc pas valides. Il faut donc appliquer les formules relativistes :

$$E_c = (\gamma - 1) m_e c^2 \quad \text{et} \quad p = \gamma m_e v, \quad \text{avec} \quad \gamma = \frac{1}{\sqrt{1 - \frac{v^2}{c^2}}}.$$

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

Ces formules *ne sont pas exigibles* dans le programme des classes préparatoires. En revanche, le candidat aux concours peut avoir à les appliquer si elles lui sont fournies.

On en déduit :

$$\gamma = 1 + \frac{E_c}{m_e c^2} = 1 + \frac{100.10^3 \times 1,60.10^{-19}}{9,11.10^{-31} \times (3,00.10^8)^2} \simeq 1,20,$$

puis :

$$v = c \sqrt{1 - \frac{1}{\gamma^2}} = 3,00.10^8 \times \sqrt{1 - \frac{1}{(1,20)^2}} \simeq 1,64.10^8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1},$$

puis :

$$p = \gamma m_e v = 1,20 \times 9,11.10^{-31} \times 1,64.10^8 \simeq 1,80.10^{-22} \text{ kg}\cdot\text{m}\cdot\text{s}^{-1},$$

et finalement :

$$\lambda_{\text{DB}} = \frac{h}{p} = \frac{6,63.10^{-34}}{1,80.10^{-22}} = 6,75.10^{-12} \text{ m} = 3,7 \text{ pm}.$$

Diffraction des neutrons Les neutrons dits « thermiques », appelés ainsi parce qu'ils sont à une température de l'ordre de la température ambiante (de l'ordre de 300 K) ont une longueur d'onde de de Broglie de l'ordre de la taille d'un atome. Ainsi, ces neutrons sont utilisés comme sonde pour explorer la matière à l'échelle atomique.

Exemple

Quelle est la longueur d'onde de de Broglie de neutrons de masse $m_n = 1,67.10^{-27} \text{ kg}$ et de température $T = 300 \text{ K}$?

L'énergie cinétique moyenne d'un neutron sous l'effet de l'agitation thermique (voir la partie *Thermodynamique*) est :

$$E_c = \frac{3}{2} k_B T,$$

où $k_B \simeq 1,38.10^{-23} \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}$ est la constante de Boltzmann. Or $E_c = \frac{1}{2} m_n v^2$, le neutron a donc une vitesse égale en moyenne à :

$$v = \sqrt{\frac{3 k_B T}{m_n}} = \sqrt{\frac{3 \times 1,38.10^{-23}}{1,67.10^{-27}}} = 2,73.10^3 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}.$$

Cette vitesse très inférieure à c justifie le calcul par une formule classique. La longueur d'onde de de Broglie est donc :

$$\lambda_{\text{DB}} = \frac{h}{m_n v} = \frac{h}{\sqrt{3 m_n k_B T}} \simeq \frac{6,63.10^{-34}}{\sqrt{3 \times 1,67.10^{-27} \times 1,38.10^{-23} \times 300}} \simeq 1,5.10^{-10} \text{ m}.$$

2.2 Expériences d'interférences de particules

La théorie de de Broglie est illustrée de manière marquante par des expériences d'interférences de particules réalisées au cours des trois dernières décennies.

a) Interférences d'électrons

La figure 6.9 montre le résultat d'une expérience d'interférences d'électrons réalisée en 1989 par les chercheurs japonais A. Tonomura, J. Endo, T. Matsuda, T. Kawasaki et H. Ezawa. Il s'agit d'une expérience analogue à l'expérience des fentes de Young. Les électrons, après leur passage à travers les « fentes », tombent sur un film fluorescent jouant le rôle d'« écran ». Chaque électron arrivant sur le film provoque l'émission d'environ 500 photons, collectés par un dispositif d'imagerie. Sur le document présenté sur la figure 6.9 chaque point lumineux témoigne de l'arrivée d'un électron.

Dans cette expérience les électrons arrivent un à un sur le détecteur. En effet, le flux d'électrons à travers l'appareil est maintenu à une valeur très faible, de l'ordre de 10^3 électrons par seconde soit un électron toutes les 10^{-3} s. Ces électrons ont une énergie cinétique moyenne de 50 keV, donc une vitesse (relativiste) de $1,25 \cdot 10^8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. Ainsi la distance entre deux électrons consécutifs serait de l'ordre de $1,25 \cdot 10^8 \times 1 \cdot 10^{-3} = 1,25 \cdot 10^5 \text{ m} = 125 \text{ km}$ soit bien plus que la taille de l'appareil. Il y a donc un seul électron à la fois dans l'appareil.

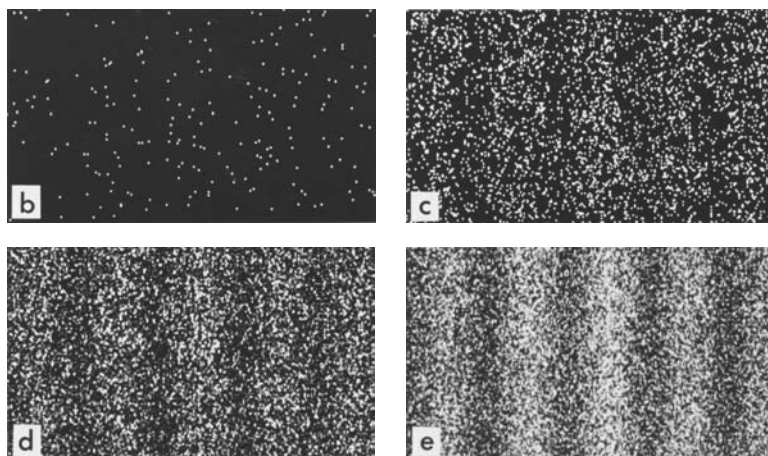


Figure 6.9 – Construction progressive d'une figure d'interférences d'électrons. Chaque point lumineux correspond à l'arrivée d'un électron. Nombres d'électrons respectifs sur les images (b), (c), (d) et (e) : 100, 3000, 20000 et 70000.

L'observation du document de la figure 6.9 appelle les remarques suivantes :

- Les électrons ne se comportent pas comme on s'y attendrait d'après les lois de la mécanique classique. La mécanique classique (c'est-à-dire non quantique) est déterministe : pour des conditions initiales données (position et vitesse initiale de l'électron) on trouve

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

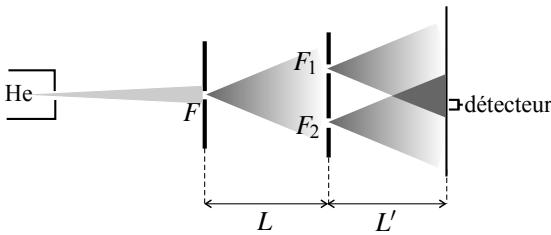


Figure 6.10 – Expérience d'interférences d'atomes d'hélium. O. Carnal, J. Mlynek *Phys. Rev. Lett.*, 1991.

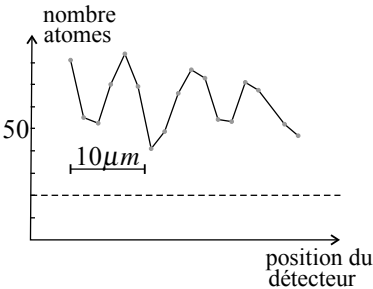


Figure 6.11 – Nombres d'atomes détectés durant 10 minutes en fonction de la position du détecteur.

une trajectoire bien définie¹. Dans ce cas on devrait avoir en théorie *un* point d'impact sur l'écran et en pratique des points regroupés. Au lieu de cela, on observe, notamment sur la photo (b), une répartition aléatoire des points d'impacts. Ainsi : *chaque électron est détecté en un point aléatoire*.

- De la photographie b à la photographie e, au fur et à mesure que le nombre d'électrons détectés croît, apparaît une modulation régulière du nombre d'impacts enregistrés. Des franges d'interférences tout à fait analogues à celles que l'on obtient avec des photons se dessinent peu à peu.

b) Interférences d'atomes

En 1991, O. Carnal et J. Mlynek ont réalisé une véritable expérience de fentes de Young avec des atomes d'hélium. La très grande difficulté de cette expérience tient, entre autres, à la très faible valeur de la longueur d'onde de de Broglie, qui dans ce cas vaut $\lambda_{DB} = 0,103 \text{ nm}$. Les fentes de Young ont une largeur de $s_2 = 1 \text{ }\mu\text{m}$ et leurs centres sont séparés de $a = 8 \text{ }\mu\text{m}$. Dans le cas d'une expérience d'interférences lumineuses, la longueur d'onde est 10^3 à 10^4 fois plus grande et l'écartement des fentes 10^3 fois plus grand. Les dimensions de l'expérience sont adaptées à la longueur d'onde mise en jeu.

Le schéma de l'expérience est représenté sur la figure 6.10 : le faisceau d'atomes d'hélium est diffracté par la fente F de largeur $s_1 = 2 \text{ }\mu\text{m}$, puis par les fentes F1 et F2 placées à distance $L = 64 \text{ cm}$ de la première fente. On détecte les atomes d'hélium dans le plan situé à distance $L' = 64 \text{ cm}$ des fentes, avec un détecteur de $2 \text{ }\mu\text{m}$ de largeur, dans la zone de recouvrement des faisceaux issus de F1 et F2.

Les atomes d'hélium ont, comme les électrons de l'expérience précédente, un comportement quantique : un atome donné a une certaine probabilité d'être vu par le détecteur. Le résultat du comptage d'atomes par le détecteur est donc aléatoire et il ne traduit cette loi de probabilité que si un nombre suffisamment grand d'atomes est passé par le dispositif.

Le nombre d'atomes détectés durant 10 minutes est représenté en fonction de la position du

1. Ceci est encore vrai en mécanique relativiste.

détecteur sur la figure 6.11. Le trait en pointillé représente le bruit de fond du détecteur que l'on mesure en occultant le faisceau à l'entrée du dispositif. Les points expérimentaux sont en gris et la ligne noire est seulement un guide pour l'œil. On observe ici aussi une variation alternée du nombre d'atomes détectés pouvant correspondre à des franges d'interférences. L'interfrange, distance entre deux maxima, est estimée expérimentalement à $8,4 \mu\text{m} \pm 0,8 \mu\text{m}$.

Cette interfrange peut être évaluée théoriquement en utilisant la formule 3.3 du chapitre 3 avec la longueur d'onde de de Broglie puisque $L' \gg a$ et $a \gg \lambda_{\text{DB}}$. On trouve :

$$\ell_i = \frac{\lambda_{\text{DB}} L'}{a} = \frac{1,03 \cdot 10^{-10} \times 64 \cdot 10^{-2}}{8 \cdot 10^{-6}} = 8,2 \cdot 10^{-6} \text{ m} = 8,2 \mu\text{m},$$

résultat en bon accord avec la valeur expérimentale.

c) Interférences de molécules

A une température donnée, la vitesse d'agitation thermique d'une particule de masse m est (voir la partie *Thermodynamique*) : $v = \sqrt{\frac{3k_B T}{m}}$ où k_B est la constante de Boltzmann. La

longueur d'onde de de Broglie de cette particule est donc : $\lambda_{\text{DB}} = \frac{h}{mv} = \frac{h}{\sqrt{3mk_B T}}$. Pour une molécule de masse moléculaire M , donc de masse $m = M \times 1,66 \cdot 10^{-27} \text{ kg}$ ($1,66 \cdot 10^{-27} \text{ kg}$ est la masse du proton), à la température $T = 300 \text{ K}$, cette longueur d'onde s'écrit :

$$\lambda_{\text{DB}} = \frac{6,63 \cdot 10^{-34}}{\sqrt{M \times 3 \times 1,66 \cdot 10^{-27} \times 1,38 \cdot 10^{-23} \times 300}} = \frac{1,46 \cdot 10^{-10} \text{ m}}{\sqrt{M}}.$$

Plus la molécule est lourde, plus cette longueur d'onde est petite et donc plus il est difficile de mettre en évidence un comportement ondulatoire.

Des chercheurs de l'université de Vienne ont pu réaliser des interférences avec des molécules de très grande taille : en 1999, le fullerène C_{60} , molécule en forme de ballon de football de masse moléculaire 720, et récemment des molécules dérivées de tétraphénylporphyrine de masse moléculaire dépassant 5000.

3 Fonction d'onde et probabilités

3.1 Analyse d'une expérience d'interférences quantiques

L'expérience de fentes de Young, représentée sur la partie gauche de la figure 6.12, peut être résumée ainsi : une particule (neutron, électron, atome...) peut parvenir en M sur l'écran soit en passant soit par la fente F_1 soit par la fente F_2 . Dans le cas où la particule a un comportement quantique la réponse à la question « la particule est-elle détectée par un détecteur placé au point M ? » est aléatoire. La réponse est « oui » avec une probabilité que l'on note

$$p(M) = \text{Prob}(\text{détecté en } M).$$

La situation peut être considérée comme la superposition des deux situations :

- situation 1 : il n'y a que la fente F_1 , la particule peut parvenir en M en passant par la fente F_1 (situation représentée sur la partie droite de la figure 6.12) ;
- situation 2 : il n'y a que la fente F_2 , la particule peut parvenir en M en passant par la fente F_2 .

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

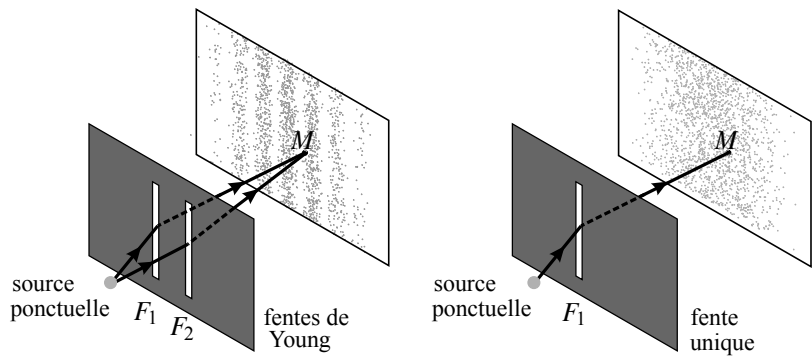


Figure 6.12 – À gauche l’expérience des fentes de Young, à droite la « situation 1 » où la fente F_2 est occultée.

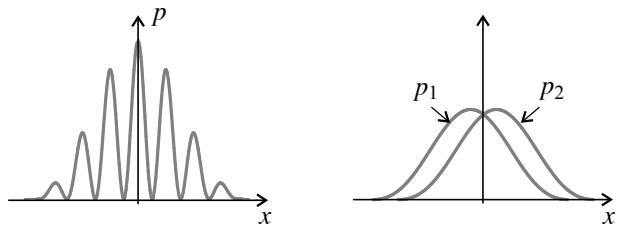


Figure 6.13 – Probabilités de détection de la particule : dans l’expérience d’interférence (à gauche) et dans les « situations 1 et 2 » (à droite).

On appelle $p_1(M)$ et $p_2(M)$ les probabilités de détection de la particule en M dans ces deux situations.

Des expériences comme celles qui ont été décrites ci-dessus permettent, par le comptage des particules arrivant sur le détecteur, de déterminer les probabilités $p(M)$, $p_1(M)$ et $p_2(M)$. Un résultat typique est visible sur la figure 6.12 où chaque point gris sur l’écran représente une particule détectée. Les allures des courbes donnant $p(M)$, $p_1(M)$ et $p_2(M)$ en fonction de la coordonnée x selon un axe perpendiculaire aux fentes sont représentées sur la figure 6.13.

Ces résultats sont surprenants. En effet, en s’appuyant sur l’image classique selon laquelle la particule passe soit par une fente, soit par l’autre, on s’attend à ce que les probabilités $p_1(M)$ et $p_2(M)$ associées aux deux chemins, s’ajoutent lorsque la particule peut emprunter les deux chemins. Or il est manifeste que :

$$p(M) \neq p_1(M) + p_2(M).$$

Plus étonnant encore, il y a des points où $p(M)$ est pratiquement nulle alors que $p_1(M)$ et $p_2(M)$ ne sont pas nulles. En ces points, la particule peut parvenir si l’une des fentes est ouverte, mais ne le peut plus si les deux fentes sont ouvertes.

Ce résultat paradoxal s’interprète par l’*interférence* entre les deux ondes associées à la particule dans les situations 1 et 2.

3.2 Notion de fonction d'onde et probabilité de détection

La grandeur qui s'additionne lorsqu'on superpose les situations 1 et 2 n'est pas la probabilité de détection en M mais la *fonction d'onde* en M . Comme une onde classique, la fonction d'onde est une fonction du point M de l'espace et du temps t . Cependant, elle prend ses valeurs dans l'ensemble des nombres complexes $\mathbb{C}$.

On peut associer à une particule quantique une **fonction d'onde**, $\psi(M,t)$, fonction du point M et du temps, à valeurs complexes. Cette fonction caractérise l'état de la particule.

En particulier la *probabilité* de trouver la particule au point M et à l'instant t est proportionnelle au *module au carré de la fonction d'onde*, $|\psi(M,t)|^2$.

3.3 Interprétation de l'expérience des fentes de Young

Si on note $\psi_1(M,t)$ la fonction d'onde de la particule dans la situation 1 et $\psi_2(M,t)$ la fonction d'onde de la particule dans la situation 2, dans l'expérience des fentes de Young qui est la superposition des situations 1 et 2, la fonction d'onde est :

$$\psi(M,t) = \psi_1(M,t) + \psi_2(M,t).$$

La probabilité de détection de la particule est proportionnelle au module au carré de la fonction d'onde. Or, on peut écrire (en omettant la mention de M et de t pour alléger les écritures) :

$$\begin{aligned} |\psi_1 + \psi_2|^2 &= (\psi_1 + \psi_2)(\psi_1^* + \psi_2^*) \\ &= \psi_1\psi_1^* + \psi_2\psi_2^* + \psi_1\psi_2^* + \psi_1^*\psi_2 \\ &= |\psi_1|^2 + |\psi_2|^2 + \underbrace{\psi_1\psi_2^* + \psi_1^*\psi_2}_{\text{terme d'interférences}}. \end{aligned}$$

Ainsi : $|\psi(M,t)|^2 \neq |\psi_1(M,t)|^2 + |\psi_2(M,t)|^2$ donc $p(M) \neq p_1(M) + p_2(M)$. La différence est due au terme d'interférences.

3.4 Complémentarité

Si l'on considère les particules comme des corpuscules indivisibles, on est amené à se demander à travers laquelle des deux fentes elles passent. Or, dès que l'on tente de répondre à cette question, on provoque inmanquablement la disparition des franges d'interférences.

Une manière d'essayer de déterminer la fente traversée serait d'éclairer les particules passant par une des deux fentes avec un laser. Mais on ne peut résoudre le dilemme suivant : la longueur d'onde du laser doit être suffisamment courte pour différencier les deux fentes et suffisamment grande pour que la quantité de mouvement des photons soit assez faible pour ne pas trop perturber la particule.

Cette impossibilité est fondamentale et provient du **principe de complémentarité** énoncé par Niels Bohr : une particule quantique ne peut se comporter en même temps comme une onde et comme un corpuscule.

4 Quantification de l'énergie d'une particule confinée

4.1 Notion de quantification

Un des résultats les plus remarquables de la mécanique quantique est la quantification de certaines grandeurs physiques.

Une grandeur physique est **quantifiée** lorsqu'elle ne peut prendre qu'une suite de valeurs discrètes. On parle de **quantification**.

L'énergie mécanique d'une particule confinée dans une région limitée de l'espace est quantifiée. Le cas le plus simple est celui d'une particule dans un puits infini à une dimension.

4.2 Particule dans un puits infini à 1 dimension

a) Puits infini à 1 dimension

Le **puits infini à 1 dimension** est le nom donné au modèle théorique d'énergie potentielle suivant :

$$E_p(x) = \begin{cases} \infty & \text{si } x < 0, \\ 0 & \text{si } 0 < x < \ell, \\ \infty & \text{si } x > \ell. \end{cases}$$

Concrètement cela décrit une particule se déplaçant librement entre deux « murs » infranchissables perpendiculaires à (Ox) et distants de ℓ (voir figure 6.14). La particule est confinée dans l'intervalle $0 < x < \ell$.

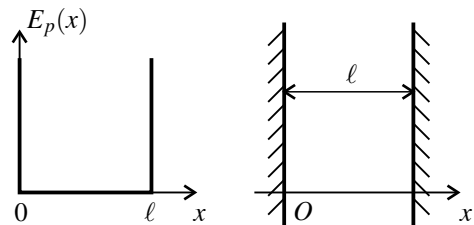


Figure 6.14 – Modèle du puits infini à 1 dimension.

b) Longueurs d'onde possibles pour la particule

Quelles sont les longueurs d'ondes possibles pour une particule placée dans le puits infini ? L'onde de matière est limitée à l'intervalle $0 < x < \ell$. On a vu dans un chapitre précédent qu'une onde dans un espace confiné est nécessairement une onde stationnaire. Il en est obligatoirement de même pour l'onde de de Broglie associée à la particule. *L'onde associée à la particule est une onde stationnaire.*

D'autre part, la probabilité de détecter la particule en un point est proportionnelle au carré de l'amplitude de la fonction d'onde en ce point. On sait que cette probabilité est nulle pour $x < 0$ et pour $x > \ell$. Par continuité, elle est aussi nulle pour $x = 0$ et pour $x = \ell$. Ainsi l'amplitude de l'onde associée à la particule s'annule en $x = 0$ et $x = \ell$. *L'onde associée à la particule présente un nœud de vibration en $x = 0$ et en $x = \ell$.*

L'étude des ondes a montré que la distance entre deux nœuds de vibration consécutifs est égale à la moitié de la longueur d'onde. Ainsi *la largeur du puits est nécessairement un multiple entier de la demi-longueur d'onde*. Ceci s'écrit : $\ell = n \frac{\lambda_{DB}}{2}$, où n est un entier.

Finalement, l'onde associée à une particule placée dans le puits de potentiel a nécessairement une longueur d'onde de de Broglie prenant l'une des valeurs :

$$\lambda_{\text{DB},n} = \frac{2\ell}{n} \text{ où } n \text{ est un entier non nul.}$$

(6.6)

c) Niveaux d'énergie

L'énergie mécanique de la particule à l'intérieur du puits, $E = E_c + E_p$, se résume à son énergie cinétique $E_c = \frac{p^2}{2m}$ puisque l'énergie potentielle est nulle. En remplaçant p par $\frac{h}{\lambda_{\text{DB}}}$ selon la relation de de Broglie, on trouve :

$$E = \frac{p^2}{2m} = \frac{h^2}{2m\lambda_{\text{DB}}^2}.$$

Lorsque la longueur d'onde de de Broglie est égale à $\lambda_{\text{DB},n} = \frac{2\ell}{n}$, alors : $E = \frac{h^2 n^2}{2m(2\ell)^2}$.

Ainsi, l'énergie ne peut prendre que l'une des valeurs suivantes :

$$E_n = n^2 \frac{h^2}{8m\ell^2} \text{ où } n \text{ est un entier.}$$

(6.7)

L'énergie de la particule dans le puits est *quantifiée*. Les premiers **niveaux d'énergie** sont représentés sur la figure 6.15. L'écart entre deux niveaux consécutifs :

$$E_{n+1} - E_n = (2n + 1) \frac{h^2}{8m\ell^2}$$

augmente avec n .

Remarque

L'énergie de la particule confinée dans le puits ne peut pas être nulle : sa valeur minimale est $E_1 = \frac{h^2}{8m\ell^2}$.

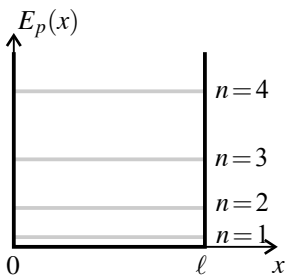


Figure 6.15 – Les 4 premiers niveaux d'énergie de la particule dans le puits infini.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

Remarque

En appliquant la mécanique classique on trouverait une énergie minimale nulle et l'énergie pourrait prendre toutes les valeurs positives.

d) Transitions entre niveaux d'énergie

La particule doit être dans l'un des niveaux d'énergie précédemment déterminés. Elle peut passer d'un niveau E_n à un niveau plus bas $E_{n'}$ ($n' < n$) en émettant un photon dont la fréquence est donnée par la loi de conservation de l'énergie :

$$h\nu = E_n - E_{n'} = (n^2 - n'^2) \frac{h^2}{8m\ell^2}.$$

Elle peut aussi passer du niveau $E_{n'}$ au niveau E_n en absorbant un photon ayant cette même fréquence.

La plus petite fréquence pouvant être émise ou absorbée correspond à $n = 2$ et $n' = 1$ et son expression est :

$$\nu_0 = \frac{E_2 - E_1}{h} = \frac{3h}{8m\ell^2}.$$

Exemple

On sait réaliser des puits quantiques constitués de couches de semi-conducteurs : par exemple une couche de GaAs en « sandwich » entre deux couches de GaAlAs. On appelle ceci une hétérostructure. Le puits de potentiel correspond à la couche centrale dont la largeur ℓ est de quelques nanomètres. Ces puits quantiques sont à la base des lasers qui équipent la plupart des lecteurs de CD et de DVD de salon.

Dans l'approximation du puits de profondeur infinie, on peut calculer la fréquence ν_0 en utilisant pour les électrons à l'intérieur du puits une masse effective $m_e^* = 0,067m_e$ à la place de leur véritable masse m_e pour tenir compte du fait qu'ils sont à l'intérieur d'un semi-conducteur (la valeur 0,067 correspond au semi-conducteur AsGa). On calcule ainsi pour $\ell = 3$ nm, $\nu_0 = 4,5 \cdot 10^{14}$ Hz qui correspond à une longueur d'onde $\lambda_0 = \frac{c}{\nu} = 662$ nm, soit une lumière visible de couleur rouge.

Remarque

Si ℓ tend vers l'infini, ν_0 tend vers 0 et la différence entre deux niveaux d'énergie consécutifs, $E_{n+1} - E_n$, tend vers 0 aussi. Alors les niveaux sont tellement serrés qu'ils forment quasiment un continuum : l'énergie n'est plus quantifiée. Ainsi la quantification de l'énergie provient du confinement dans une zone limitée de l'espace.

4.3 Généralisation : lien entre confinement spatial et quantification

L'exemple du puits infini montre que la notion d'onde de matière conduit, pour une particule confinée, à la quantification de l'énergie. Ceci est un fait qualitatif général :

Une particule quantique confinée dans une région de l'espace de taille finie a son énergie quantifiée.

En appliquant le modèle du puits infini, fortement idéalisé, on peut chercher une estimation de l'ordre de grandeur de l'écart entre deux niveaux d'énergie, soit $\frac{3h^2}{8m\ell^2}$ pour une particule de masse m confinée dans un espace de largeur ℓ .

Par exemple :

- pour un électron de masse $m_e \sim 10^{-30}\text{kg}$ dans un puits de la taille d'un atome, soit $\ell \sim 10^{-10}\text{m}$, on trouve $\frac{3h^2}{8m_e\ell^2} \sim 10^{-17}\text{J} \sim 100\text{eV}$;
- pour un nucléon (c'est-à-dire un proton ou un neutron) de masse $m \sim 10^{-27}\text{kg}$ dans un puits de la taille d'un noyau atomique, soit $\ell \sim 10^{-15}\text{m}$, on trouve $\frac{3h^2}{8m\ell^2} \sim 10^{-11}\text{J} \sim 100\text{MeV}$.

Ces valeurs sont dans les deux cas supérieures d'un facteur 10 à 100 aux valeurs expérimentales (spectres d'émission en énergie) mais le calcul interprète bien le fait que les énergies mises en jeu dans le noyau sont 10^5 à 10^6 fois plus importantes que celles qui sont mises en jeu dans l'atome.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- relation de Planck
- relation de de Broglie
- proportionnalité de la probabilité au carré du module de la fonction d'onde

SAVOIR-FAIRE

- évaluer des ordres de grandeur typiques intervenant dans des phénomènes quantiques
- décrire une expérience mettant en évidence la notion de photon
- décrire une expérience illustrant la notion d'onde de matière
- décrire une expérience d'interférences particule par particule
- expliquer qualitativement la nécessité d'une amplitude de probabilité dont le module est proportionnel à la probabilité
- obtenir les niveaux d'énergie du puits quantique infini
- établir le lien qualitatif entre confinement spatial et quantification

MOTS-CLÉS

- dualité onde-corpuscule
- photon
- onde de matière
- probabilité
- quantification
- puits quantique
- niveau d'énergie

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

S'ENTRAÎNER

6.1 « Photons hertziens » (★)

Un émetteur radio émet un signal de fréquence 105,5 MHz et de puissance 100 kW. Évaluer le nombre de photons qu'il émet par seconde.

6.2 Couleur d'un laser (★)

La lumière d'un faisceau laser est émise par des atomes effectuant une transition entre deux niveaux d'énergie distants de 2,28 eV. Quelle est la couleur de ce laser ?

6.3 Longueur d'onde de de Broglie (★)

1. Calculer la longueur d'onde de de Broglie d'un homme de 75 kg marchant à $5,0 \text{ km} \cdot \text{h}^{-1}$. Comparer à la largeur de la porte de votre chambre et conclure.
2. Quelle énergie, en électronvolts, doit-on communiquer à des électrons, de masse $m_e = 9,11 \cdot 10^{-31} \text{ kg}$, pour que leur longueur d'onde de de Broglie soit égale à $0,1 \text{ nm}$?
3. Calculer les longueurs d'onde de de Broglie pour un électron et un proton, de masse $m_p = 1,67 \cdot 10^{-27} \text{ kg}$, dont les énergies cinétiques valent toutes 100 eV.

6.4 Nombres de photons (★)

1. Le flux solaire au niveau du sol terrestre vaut, par beau temps, environ $\Phi_S = 1000 \text{ W} \cdot \text{m}^{-2}$. En prenant pour les photons solaires une longueur d'onde moyenne $\lambda_m = 0,5 \mu\text{m}$, trouver l'ordre de grandeur du nombre de photons reçus par un capteur solaire de surface $S = 1 \text{ m}^2$ pendant $\Delta t = 1 \text{ s}$.

2. Il est possible de voir à l'œil nu une étoile de magnitude apparente égale à 6,5. La magnitude apparente m est reliée au flux d'énergie Φ provenant de l'étoile par la relation $m - m_0 = 2,5 \log_{10} \frac{\Phi_0}{\Phi}$ où m_0 et Φ_0 correspondent à une étoile de référence. La magnitude apparente du Soleil est égale à $-26,7$.

Trouver l'ordre de grandeur du nombre de photons provenant d'une étoile de magnitude apparente 6,5 entrant pendant 1 s dans un œil dont la pupille, ouverte au maximum, a un diamètre de 7 mm. On prendra pour longueur d'onde moyenne des photons de l'étoile la même valeur que pour les photons solaires (hypothèse valide si la température de l'étoile est proche de celle du Soleil).

6.5 Longueur d'onde Compton de l'électron (★)

Trouver l'expression de la longueur d'onde λ_C telle que l'énergie d'un photon vaut deux fois l'énergie cinétique d'un électron s'ils ont tous les deux cette longueur d'onde. Calculer numériquement λ_C sachant que la masse de l'électron est $m_e = 9,11 \cdot 10^{-31} \text{ kg}$. À quel domaine du spectre électromagnétique appartient-elle ?

6.6 Vitesse de propagation de l'onde de de Broglie (★)

Une particule de masse m se déplace à la vitesse v très inférieure à la vitesse de la lumière. Elle n'est soumise à aucune force donc son énergie E se réduit à son énergie cinétique. On souhaite trouver la vitesse de propagation de l'onde de de Broglie.

1. Exprimer le vecteur d'onde k_{DB} de l'onde de de Broglie en fonction de m et v .
2. En admettant que la formule reliant l'énergie du photon à sa pulsation est aussi valable pour la particule, trouver une expression ω_{DB} en fonction de m et v .
3. En déduire la vitesse de propagation de l'onde de de Broglie.

6.7 Fonction d'onde d'une particule dans un puits infini (★★)

Une particule quantique est confinée dans la zone comprise entre les plans $x = 0$ et $x = \ell$ dans un puits infini. On admet que sa fonction d'onde est de la forme :

$$\psi(x, t) = A \sin(kx) \exp(-i\omega t)$$

où A , k et ω sont des constantes réelles positives.

1. Déterminer les valeurs possibles de k en fonction de ℓ et d'un entier n positif quelconque.
2. La probabilité de trouver la particule dans l'intervalle $[x, x + dx]$ est $|\psi(x, t)|^2 dx$. Justifier la condition de normalisation $\int_0^\ell |\psi(x, t)|^2 dx = 1$. L'utiliser pour trouver l'expression de A en fonction de ℓ .
3. Tracer $|\psi(x, t)|^2$ en fonction de x dans les cas $n = 1$ et $n = 2$. Commenter. Comparer aussi au cas d'une particule classique.

APPROFONDIR

6.8 lame semi-réfléchissante, interféromètre de Mach-Zender (★★)

On considère une lame semi-réfléchissante non équilibrée qui divise un faisceau incident de puissance $\mathcal{P}$ en un faisceau réfléchi de puissance $\mathcal{P}_{\text{réfléchi}} = R\mathcal{P}$ et un faisceau transmis de puissance $\mathcal{P}_{\text{transmis}} = T\mathcal{P}$, avec $R + T = 1$.

1. Traduire ces renseignements en termes de probabilité de réflexion et de transmission du photon.
2. On réalise un interféromètre de Mach-Zender avec deux lames semi-réfléchissantes de ce type et deux miroirs (voir figure 6.16). Le faisceau entrant entrant dans l'interféromètre, de puissance $\mathcal{P}_0$, donne naissance à quatre faisceaux sortants reçus par deux détecteurs.
 - a. Quelles sont les puissances des quatre faisceaux sortant de l'interféromètre ?
 - b. Quelles seraient, dans une image corpusculaire, les puissances reçues par les détecteurs D_1 et D_2 ? Expérimentalement la puissance reçue par D_2 est nulle. Expliquer l'échec du modèle corpusculaire à prévoir cette observation.
 - c. Dans l'image ondulatoire, en appelant A_0 l'amplitude de l'onde entrant dans l'appareil, écrire les amplitudes des quatre ondes sortant de l'interféromètre.
 - d. L'appareil est réglé de manière à ce que les deux trajets de la lumière soient géométriquement rigoureusement identiques. On admet que le faisceau qui se réfléchit sur l'arrière de L_2 subit un déphasage de π , ce qui n'arrive pas au faisceau se réfléchissant sur l'avant de cette lame. Quelles sont les amplitudes des ondes reçues par chacun des détecteurs ? En déduire les puissances qu'ils reçoivent en fonction de la puissance $\mathcal{P}_0$ entrant dans l'appareil. Conclure.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

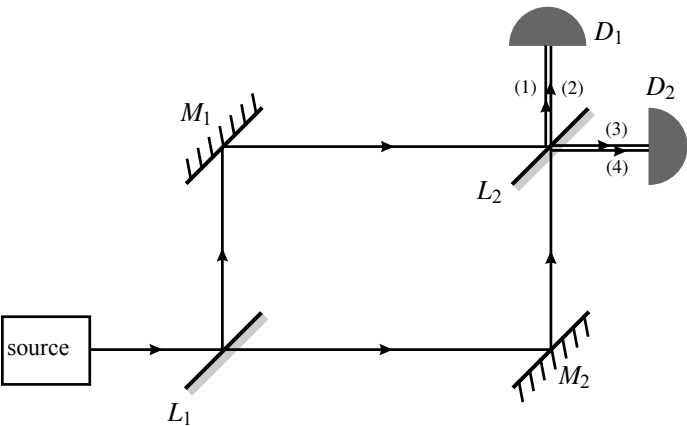


Figure 6.16 – Interféromètre de Mach-Zender.

e. On fait varier le déphasage φ entre les deux ondes arrivant sur le détecteur D_1 . Exprimer les puissances reçues par chacun des détecteurs en fonction de $\mathcal{P}_0$, R , T , φ . Comparer le cas où les lames sont parfaitement équilibrées ($R = T = \frac{1}{2}$) et le cas où elles ne le sont pas.

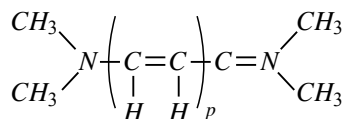
6.9 Interférences d’atomes d’hélium (Carnal et Mlynek, 1991) (★★)

Les informations nécessaires pour répondre aux questions suivantes seront prises dans le paragraphe 2.2.b) de ce chapitre.

1. La masse d’un atome d’hélium est $m_{\text{He}} = 6,70 \cdot 10^{-27}$ kg. Quelle est la vitesse des atomes d’hélium de cette expérience ? Estimer le temps mis par un atome pour aller de la fente F au détecteur.
2. Calculer l’angle θ de diffraction de l’onde de matière par la fente F . Vérifier que les fentes F_1 et F_2 reçoivent bien cette onde.
3. Calculer l’angle θ' de diffraction de l’onde de matière par la fente F_1 ou F_2 . Calculer la largeur de la zone de recouvrement des deux ondes diffractées dans le plan de détection.
4. Combien d’atomes détecte-t-on en moyenne pendant 10 minutes ? Trouver l’ordre de grandeur du nombre d’atomes traversant l’appareil et vus par le détecteur pendant 10 minutes. Conclure en comparant au résultat de la question 1.
5. Il y a des points du plan de détection où la probabilité de détection s’annule par interférence destructrice. Comment se fait-il que, sur la figure 6.11, le nombre d’atomes détectés ne soit jamais nul ?

6.10 Molécules de colorant modélisées par un puits quantique (d'après Pour la Science, mai 2011) (★★★)

Les cyanines sont des colorants organiques répandus. On s'intéresse aux streptocyanines, molécules représentées ci-dessous, dans lesquelles le motif du polyacétylène est répété p fois.



Ces molécules ont une bande d'absorption dans le visible qui se déplace lorsque p varie, passant du bleu (pour $p = 2$) au rouge (pour $p = 5$). La théorie du puits quantique permet d'interpréter ces propriétés. Il y a en effet sur la molécule $p + 1$ doublets d'électrons « π » délocalisés (les électrons des doubles liaisons) qui sont libres de se déplacer entre les deux atomes d'azote.

1. En admettant que toutes les liaisons $C - C$, ainsi que les deux liaisons $C - N$ concernées ont la même longueur $a = 0,139$ nm, exprimer en fonction de p et a la longueur L sur laquelle les électrons délocalisés sont libres de se déplacer.

2. On suppose que ces électrons sont dans un puits quantique infini de largeur L . Exprimer les énergies E_n possibles pour un électron de masse m_e dans ce puits.

3. Les électrons remplissent ces niveaux d'énergie en respectant le principe de Pauli et la règle de Hund (voir cours de chimie). Montrer que le plus haut niveau d'énergie peuplé est le niveau E_{p+1} .

4. Lorsque la molécule absorbe un photon, un électron passe du niveau d'énergie où il se trouve à un niveau supérieur non occupé. La différence entre les deux niveaux d'énergie est égale à l'énergie du photon. En ne tenant compte que des électrons du puits, montrer que la plus grande longueur d'onde que la molécule absorbe est donnée par la formule :

$$\lambda = \frac{8ma^2c}{h} \frac{(2p+2)^2}{2p+3}.$$

5. Expérimentalement on mesure les longueurs d'onde d'absorption suivantes $p = 2, 3, 4$ et 5 : 416 nm, 519 nm, 625 nm, et 735 nm. Commenter.

6. Quelle est la couleur de la molécule pour $p = 2$?

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

CORRIGÉS

6.1 « Photons hertziens »

L'énergie d'un photon est : $E_{\text{photon}} = h\nu = 6,63 \cdot 10^{-34} \times 105,5 \cdot 10^6 \simeq 7,0 \cdot 10^{-26}$ J. L'énergie émise par antenne en 1 seconde est : $E_{\text{émise}} = 100 \cdot 10^3 \times 1 = 1,00 \cdot 10^5$ J. Le nombre de photons émis en 1 seconde est donc : $\frac{E_{\text{émise}}}{E_{\text{photon}}} = \frac{1,00 \cdot 10^5}{7,0 \cdot 10^{-26}} = 1,4 \cdot 10^{30}$ soit 2,4 millions de moles de photons. L'aspect corpusculaire ne se manifeste pas dans le cas d'une onde hertzienne.

6.2 Couleur d'un laser

Chaque atome se désexcitant émet un photon d'énergie $E = 2,28 \text{ eV} = 3,65 \cdot 10^{-19}$ J. D'après la formule de Planck : $E = h\nu = \frac{hc}{\lambda}$ donc : $\lambda = \frac{hc}{E} = \frac{6,63 \cdot 10^{-34} \times 3,00 \cdot 10^8}{3,65 \cdot 10^{-19}} = 5,46 \cdot 10^{-7} \text{ m}$ soit $\lambda = 546 \text{ nm}$. C'est une radiation de couleur verte.

6.3 Longueur d'onde de de Broglie

1. D'après la forme de de Broglie : $\lambda_{\text{DB}} = \frac{h}{mv} = \frac{6,63 \cdot 10^{-34}}{75 \times 5,0 \cdot 10^3 / 3600} = 6,4 \cdot 10^{-36} \text{ m}$. La largeur d'une porte de l'ordre de 1 m est bien plus grande. L'homme ne subit pas de diffraction quand il franchit une porte.

2. D'après la formule de de Broglie, la quantité de mouvement de l'électron est $p = \frac{h}{\lambda_{\text{DB}}}$ et son énergie cinétique :

$$E_c = \frac{p^2}{2m_e} = \frac{h^2}{2m_e \lambda_{\text{DB}}^2} = \frac{(6,63 \cdot 10^{-34})^2}{2 \times 9,11 \cdot 10^{-31} \times (0,1 \cdot 10^{-9})^2} = 2,4 \cdot 10^{-17} \text{ J} \simeq 150 \text{ eV}.$$

3. $E_c = \frac{p^2}{2m}$ donc $p = \sqrt{2mE_c}$ et, d'après la relation de de Broglie : $\lambda_{\text{DB}} = \frac{h}{p} = \frac{h}{\sqrt{2mE_c}}$.
Pour l'électron :

$$\lambda_{\text{DB,électron}} = \frac{6,63 \cdot 10^{-34}}{\sqrt{2 \times 9,11 \cdot 10^{-31} \times 100 \times 1,6 \cdot 10^{-19}}} = 1,24 \cdot 10^{-10} \text{ m} = 0,124 \text{ nm}.$$

Et pour le proton :

$$\lambda_{\text{DB,proton}} = \lambda_{\text{DB,électron}} \sqrt{\frac{m_e}{m_p}} = 1,24 \cdot 10^{-10} \times \sqrt{\frac{9,11 \cdot 10^{-31}}{1,67 \cdot 10^{-27}}} = 2,87 \cdot 10^{-12} \text{ m} = 2,87 \text{ pm}.$$

6.4 Nombre de photons

1. L'énergie reçue par le capteur solaire pendant Δt est : $E = \Phi_S \Delta t$. L'énergie moyenne d'un photon du rayonnement solaire est : $E_{\text{photon}} = \frac{hc}{\lambda_m}$. Le nombre de photons est donc :

$$N_S = \frac{E}{E_{\text{photon}}} = \frac{\Phi_S S \Delta t \lambda_m}{hc} = \frac{1000 \times 1 \times 1 \times 0.5 \cdot 10^{-6}}{6,63 \cdot 10^{-34} \times 3,00 \cdot 10^8} \simeq 2,5 \cdot 10^{21} \sim 10^{21}.$$

2. Le flux d'énergie Φ provenant de l'étoile de magnitude apparente m est donné par :

$$2,5 \log_{10} \frac{\Phi_S}{\Phi} = m - m_S = 6,5 + 26,7 = 33,2, \quad \text{soit} \quad \Phi = 10^{-\frac{33,2}{2,5}} \Phi_S = 5,2 \cdot 10^{-14} \Phi_S.$$

Le nombre de photons de l'étoile reçus par une surface S pendant Δt est : $N = 5,2 \cdot 10^{-14} N_S$.

Le nombre de photons de l'étoile traversant la pupille de surface S_{pupille} en Δt est :

$$N_{\text{pupille}} = N \frac{S_{\text{pupille}}}{S} = N \frac{\pi \times (7 \cdot 10^{-3})^2 / 4}{1} = 3,8 \cdot 10^{-5} N = 3,8 \cdot 10^{-5} \times 5,2 \cdot 10^{-14} N_S \sim 10^4.$$

6.5 Longueur d'onde Compton de l'électron

La relation définissant λ_C est : $\frac{hc}{\lambda_C} = 2 \frac{p^2}{2m} = \frac{1}{m_e} \left(\frac{h}{\lambda_C} \right)^2$, en utilisant la relation de de Broglie. On a donc : $\lambda_C = \frac{h}{m_e c} = \frac{6,63 \cdot 10^{-34}}{9,11 \cdot 10^{-31} \times 3,00 \cdot 10^8} = 2,43 \cdot 10^{-12} \text{ m} = 2,43 \text{ pm}$. C'est une longueur d'onde de rayon gamma.

6.6 Vitesse de propagation de l'onde de de Broglie

1. $k_{\text{DB}} = \frac{2\pi}{\lambda_{\text{DB}}} = \frac{2\pi p}{h} = \frac{2\pi m v}{h}.$

2. L'énergie de la particule est $E = E_c = \frac{1}{2} m v^2$. En admettant qu'on peut appliquer la formule de Planck, $E = h \nu_{\text{DB}} = \frac{h}{2\pi} \omega_{\text{DB}}$, il vient alors : $\omega_{\text{DB}} = \frac{\pi m v^2}{h}.$

3. La vitesse de phase de l'onde de matière est donc : $v_{\text{DB}} = \frac{\omega_{\text{DB}}}{k_{\text{DB}}} = \frac{v}{2}$. Ce n'est pas la vitesse de la particule. En fait c'est une autre vitesse associée à l'onde, la vitesse de groupe qui sera vue en deuxième année, qui est égale à la vitesse de la particule.

6.7 Fonction d'onde d'une particule dans un puits infini

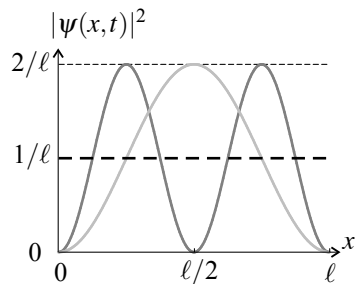
1. La fonction d'onde doit s'annuler en $x = 0$ et en $x = \ell$. Il faut et il suffit pour cela que $A \sin(k\ell) = 0$. A ne doit pas être nulle (sinon il n'y a plus de fonction d'onde) donc $\sin(k\ell) = 0$ soit $k\ell = n\pi$ où n est un entier. Les valeurs possibles pour le vecteur d'onde sont : $k = \frac{n\pi}{\ell}.$

2. L'intégrale $\int_0^\ell |\psi(x,t)|^2 dx$ représente la probabilité de trouver la particule quelque part (n'importe où) entre $x = 0$ et $x = \ell$. Comme il est certain que la particule se trouve dans cet intervalle, cette probabilité est égale à 1.

Or : $\psi(x,t) = A \sin\left(\frac{n\pi x}{\ell}\right)$ et $|\psi(x,t)|^2 = A^2 \sin^2\left(\frac{n\pi x}{\ell}\right)$. La condition de normalisation s'écrit : $A^2 \int_0^\ell \sin^2\left(\frac{n\pi x}{\ell}\right) dx = A^2 \frac{\ell}{2} = 1$. On en tire : $A = \sqrt{\frac{2}{\ell}}.$

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

3. Les courbes sont représentées sur la figure : cas $n = 1$, en gris clair, cas $n = 2$ en gris foncé. On constate que la probabilité de trouver la particule est maximale en $x = \frac{\ell}{2}$ pour $n = 1$. Il en est de même pour toutes les valeurs impaires de n . Pour $n = 2$ et toutes les valeurs paires de n , la probabilité de présence est nulle au centre du puits. Dans le cas classique, la particule fait des allers-retours à vitesse constante d'une extrémité à l'autre du puits, la probabilité de la trouver en un point à un instant quelconque est indépendante de ce point (courbe en tireté sur la figure).



6.8 lame semi-réfléchissante, interféromètre de Mach-Zender

1. Un photon arrivant sur la lame est aléatoirement transmis ou réfléchi. La probabilité qu'il soit réfléchi est R , la probabilité qu'il soit transmis est $1 - R$. Elle ne sont pas égales *a priori*.

2. a. Le faisceau (1) se réfléchit sur L_1 et sur L_2 , sa puissance est : $\mathcal{P}_1 = R^2 \mathcal{P}_0$. Le faisceau (2) est transmis par L_1 et par L_2 , sa puissance est : $\mathcal{P}_2 = T^2 \mathcal{P}_0$. Le faisceau (3) se réfléchit sur L_1 et est transmis par L_2 , sa puissance est : $\mathcal{P}_3 = TR \mathcal{P}_0$. Le faisceau (4) est transmis par L_1 et se réfléchit sur L_2 , sa puissance est : $\mathcal{P}_4 = RT \mathcal{P}_0$.

On a bien : $\mathcal{P}_1 + \mathcal{P}_2 + \mathcal{P}_3 + \mathcal{P}_4 = (R^2 + T^2 + 2RT) \mathcal{P}_0 = (R + T)^2 \mathcal{P}_0 = \mathcal{P}_0$.

b. Dans une image corpusculaire, les photons reçus par D_1 sont ceux du faisceau (1) auxquels s'ajoutent ceux du faisceau (2) donc la puissance reçue par D_1 est $\mathcal{P}_1 + \mathcal{P}_2 = (R^2 + T^2) \mathcal{P}_0$. De même la puissance reçue par D_2 est : $\mathcal{P}_3 + \mathcal{P}_4 = 2RT \mathcal{P}_0$. Ce n'est pas ce que donne l'expérience parce qu'il y a des interférences.

c. La puissance d'un faisceau est proportionnelle au carré de l'amplitude de l'onde lumineuse. Ainsi on peut déduire de la première question que les amplitudes des faisceaux (1), (2), (3) et (4) sont respectivement :

$$A_1 = RA_0, \quad A_2 = TA_0 \quad \text{et} \quad A_3 = A_4 = \sqrt{RT} A_0.$$

d. Les ondes (1) et (2) arrivant sur D_1 sont en phase (elles ont suivi des chemins de longueurs strictement égales et ont été réfléchies sur les mêmes faces des lames). Elles ont donc une interférence constructive et l'amplitude de l'onde résultante reçue par D_1 est :

$$A_{D_1} = A_1 + A_2 = (R + T)A_0 = A_0.$$

Les ondes (3) et (4) arrivant sur D_2 sont en opposition de phase (elles ont suivi des chemins de longueurs strictement égales mais se sont réfléchies sur des faces différentes des lames). Elles ont donc une interférence destructive et l'amplitude de l'onde résultante reçue par D_1 est :

$$A_{D_2} = A_3 - A_4 = 0.$$

Ainsi le détecteur D_1 reçoit l'intégralité de la puissance $\mathcal{P}_0$ et le détecteur D_2 reçoit une puissance nulle. Ces résultats sont indépendants de R et T .

e. On applique la formule des interférences avec un déphasage φ entre les ondes (1) et (2) : $A_{D_1}^2 = A_1^2 + A_2^2 + 2A_1A_2 \cos \varphi = A_0^2 (R^2 + T^2 + 2RT \cos \varphi)$ donc la puissance reçue par D_1 est :

$$\mathcal{P}_{D_1} = \mathcal{P}_0 (R^2 + T^2 + 2RT \cos \varphi).$$

On applique la formule des interférences avec un déphasage $\varphi + \pi$ entre les ondes (3) et (4) : $A_{D_2}^2 = A_3^2 + A_4^2 - 2A_3A_4 \cos \varphi = 2RTA_0^2 (1 - \cos \varphi)$ donc la puissance reçue par D_2 est :

$$\mathcal{P}_{D_2} = 2RT \mathcal{P}_0 (1 - \cos \varphi).$$

Dans le cas où les lames sont parfaitement équilibrées ($R = T = \frac{1}{2}$) on a :

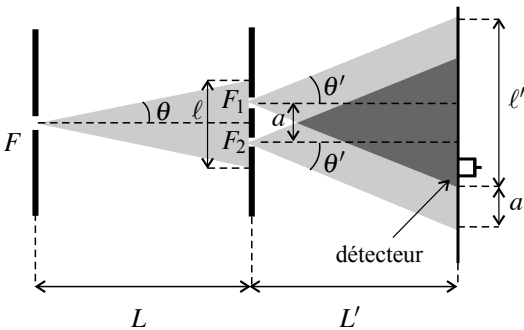
$$\mathcal{P}_{D_1} = \frac{1}{2} \mathcal{P}_0 (1 + \cos \varphi) \quad \text{et} \quad \mathcal{P}_{D_2} = \frac{1}{2} \mathcal{P}_0 (1 - \cos \varphi).$$

Si la lame n'est pas équilibrée :

- l'amplitude d'oscillation des puissances est plus faible car $2RT = 2R(1 - R) < \frac{1}{2}$;
- la puissance arrivant sur D_1 ne s'annule jamais.

6.9 Interférences d'atomes d'hélium (Carnal et Mlynek, 1991)

1. Le texte donne la longueur d'onde des atomes $\lambda_{DB} = 0,103 \text{ nm}$. D'après la relation de de Broglie : $\lambda_{DB} = \frac{h}{p} = \frac{h}{m_{\text{He}} v}$, donc : $v = \frac{h}{m \lambda_{DB}} = \frac{6,63 \cdot 10^{-34}}{6,70 \cdot 10^{-27} \times 0,103 \cdot 10^{-9}} = 961 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. La distance de la fente F au détecteur est environ $L + L' = 1,20 \text{ m}$. Le « temps de vol » de l'atome est environ : $\Delta t = \frac{L + L'}{v} = \frac{1,20}{961} \simeq 1,2 \cdot 10^{-3} \text{ s}$.



2. La fente F ayant une largeur $s_1 = 2 \mu\text{m}$, l'onde de matière diffractée a une demi-ouverture angulaire $\theta = \frac{\lambda_{DB}}{s_1} = \frac{0,103 \cdot 10^{-9}}{2 \cdot 10^{-6}} = 5 \cdot 10^{-5} \text{ rad}$ (voir figure). Sur l'écran percé des fentes F_1 et F_2 cette onde s'étend sur une largeur :

$$\ell = 2L \tan \theta \simeq 2L\theta = 2 \times 0,60 \times 5 \cdot 10^{-5} = 6 \cdot 10^{-5} \text{ m} = 60 \mu\text{m}.$$

L'écartement des fentes, $a = 8 \cdot 10^{-6} \text{ m}$, est plus petit que ℓ donc les deux fentes reçoivent bien cette onde.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

3. Les fentes F_1 et F_2 ont la même largeur $s_2 = 1 \mu\text{m}$ donc :

$$\theta' = \frac{\lambda_{\text{DB}}}{s_2} = \frac{0,103 \cdot 10^{-9}}{1 \cdot 10^{-6}} = 1 \cdot 10^{-4} \text{ rad.}$$

Chacune des deux ondes diffractées par les fentes donne sur le plan de détection un faisceau de largeur :

$$\ell' = 2L'\theta = 2 \times 0,60 \times 1 \cdot 10^{-4} = 1,2 \cdot 10^{-4} \text{ m} = 120 \mu\text{m}.$$

Ces deux faisceaux sont écartés de $a = 8 \mu\text{m}$ donc leur partie commune a une largeur d'environ $\ell' - a = 120 - 8 \simeq 110 \mu\text{m}$.

4. D'après la figure 6.11 du cours, le nombre d'atomes reçus par le détecteur en 10 minutes est en gros de 65, mais il y a un bruit de fond correspondant au comptage de 20 atomes. Ainsi, le détecteur reçoit en 10 minutes en moyenne $65 - 20 = 45$ atomes provenant des fentes.

Le détecteur a une largeur de $2 \mu\text{m}$. Sur toute la largeur de la zone d'interférences arrivent donc en moyenne, en 10 minutes : $45 \times \frac{110}{2} \simeq 2500$ atomes.

Le temps moyen entre l'arrivée des atomes est donc $\frac{10 \times 60}{2500} \simeq 0,2 \text{ s}$. Ce temps est bien supérieur au "temps de vol" trouvé à la première question. Il n'y a jamais plus d'un atome détecté à la fois dans l'appareil.

5. Ceci est dû à la largeur du détecteur de $2 \mu\text{m}$ qui n'est pas négligeable devant l'interfrange $\ell_i = 8 \mu\text{m}$.

6.10 Molécules de colorant modélisées par un puits quantique (d'après Pour la Science, mai 2011)

1. Les électrons π peuvent se déplacer le long de $2p$ liaisons CC et de deux liaisons CN donc :

$$L = 2(p+1)a.$$

2. D'après le cours, les niveaux d'énergie possibles pour ces électrons sont : $E_n = n^2 \frac{h^2}{8m_e L^2}$.

3. D'après le principe de Pauli, il y a au plus 2 électrons dans un niveau d'énergie donné. D'après la règle de Hund, la somme des énergies des électrons doit être minimale.

Il y a $p+1$ doubles liaisons donc $2(p+1)$ électrons π , qui occupent donc les niveaux : $E_1, E_2, \dots, E_{p+1}$.

4. La plus grande longueur d'onde absorbée correspond à la plus petite différence d'énergie entre les deux niveaux (puisque $E = \frac{hc}{\lambda}$). Il s'agit du cas où un électron passe du dernier niveau peuplé E_{p+1} au niveau E_{p+2} immédiatement au-dessus. L'énergie du photon absorbé est :

$$E = E_{p+2} - E_{p+1} = (p+2)^2 \frac{h^2}{8m_e L^2} - (p+1)^2 \frac{h^2}{8m_e L^2} = (2p+3) \frac{h^2}{8m_e L^2},$$

soit : $E = \frac{2p+3}{(2p+2)^2} \frac{h^2}{8m_e a^2}$ et sa longueur d'onde est :

$$\lambda = \frac{hc}{E} = \frac{(2p+2)^2}{2p+3} \frac{8m_e a^2 c}{h}.$$

Trouver la bibliothèque des livres ici : <https://1024terabox.com/s/1mg0wxl22G8NjM8MA2RzgFw>

5. En appliquant la formule théorique on trouve pour $p = 2, 3, 4$, et 5 respectivement : $\lambda = 327 \text{ nm}, 452 \text{ nm}, 578 \text{ nm}$ et 705 nm . Ces résultats sont assez différents des valeurs expérimentales ce qui n'est pas étonnant étant donnée la grande simplicité du modèle. Cependant on trouve la bonne évolution.

6. La molécule avec $p = 2$ absorbe dans le violet. Sa couleur est donc la couleur complémentaire : jaune.

CHAPITRE 6 – INTRODUCTION AU MONDE QUANTIQUE

Circuits électriques dans l'ARQS

7

On appelle électrocinétique la branche de la physique qui étudie les circuits électriques. Dans ce chapitre, on pose les bases de cette science en introduisant les grandeurs électriques essentielles et les principales lois qui les régissent.

1 Intensité du courant électrique

1.1 Charge électrique

La **charge électrique** est une propriété de la matière s'exprimant par une grandeur scalaire q dont l'unité est le coulomb (symbole C) et qui vérifie les propriétés suivantes :

- q est une **grandeur algébrique**, pouvant être positive ou négative ;
- la charge électrique est **additive** : la charge d'un système constitué de N parties de charges respectives $q_1, q_2, \dots, q_N$ est

$$q = \sum_{i=1}^N q_i ;$$

- elle est **quantifiée** : q ne peut prendre que des valeurs qui sont des multiples entiers de la **charge élémentaire** notée e dont la valeur est : $e = 1,6 \cdot 10^{-19}$ C.

La matière est constituée d'atomes qui sont formés :

- d'un noyau composé de :
 - neutrons, particules de masse $m_n = 1,675 \cdot 10^{-27}$ kg et de charge nulle,
 - protons, particules de masse $m_p = 1,673 \cdot 10^{-27}$ kg et de charge $q_p = +e$
- d'un nuage électronique constitué d'électrons, particules de masse $m_e = 9,109 \cdot 10^{-31}$ kg et de charge $q_e = -e$.

Dans un atome le nombre d'électrons est égal au nombre de protons (ce nombre est le numéro atomique Z de l'atome) de sorte que la charge globale de l'atome est nulle. L'atome est élec-

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

triement neutre. En revanche lorsque l'atome perd (ou gagne) un (ou plusieurs) électrons, il devient un ion chargé électriquement : par exemple l'atome de sodium Na perdant un électron devient l'ion sodium Na^+ de charge $q = +e$ ou l'atome de chlore gagnant un électron devient l'ion chlorure Cl^- de charge $q = -e$.

Il en est de même à l'échelle macroscopique. La plupart des échantillons de matière macroscopiques ont une charge électrique nulle, cependant dans certaines circonstances particulières il peut apparaître des charges électriques macroscopiques. Par exemple :

- lorsqu'on frotte une tige de verre avec de la soie on lui arrache des électrons et elle acquiert une charge électrique positive ;
- lorsqu'on frotte un morceau d'ambre (ambre se dit *electron* en grec) avec une peau de chat, c'est l'ambre qui arrache des électrons et il acquiert ainsi une charge électrique négative.

On met en évidence ces charges avec une boule très légère (en polystyrène expansé par exemple) suspendue à un fil : la boule est attirée par l'objet électrisé.

Remarque

Dans une expérience à l'échelle macroscopique on mesure des charges d'ordre de grandeur très supérieur à la valeur de la charge élémentaire donc la quantification de la charge ne se manifeste pas.

Dans ces exemples la charge d'un système devient non nulle parce qu'il perd ou gagne des particules chargées. Mais la charge globale existante n'est pas modifiée (par exemple la soie avec laquelle on frotte la tige de verre emporte une charge négative). Ceci illustre une propriété fondamentale de la charge électrique qui est sa conservation.

Conservation de la charge électrique : la charge électrique totale d'un système isolé (c'est-à-dire n'ayant aucun échange de matière avec l'extérieur) ne peut varier.

Cette propriété peut sembler naturelle mais elle est très remarquable. La masse, autre propriété de la matière, n'est pas conservée, au contraire de la charge électrique. Par exemple, on a pu observer le processus de *création de paire* : un photon de très grande énergie se transforme en une paire électron-positron (le positron est une particule de même masse que l'électron mais de charge $+e$) ; dans ce processus la masse n'est pas conservée puisqu'il apparaît une masse égale à $2m_e$, mais il n'apparaît aucune charge électrique.

1.2 Conducteurs électriques

Les **conducteurs** sont des matériaux à l'intérieur desquels il existe des particules microscopiques chargées pouvant se déplacer librement. Ces particules sont appelées porteurs de charge. Ils se distinguent des **isolants** qui sont dépourvus de porteurs de charge libres.

Nous allons décrire succinctement différents types de conducteurs : les métaux, les solutions ioniques et les semi-conducteurs.

a) Conduction métallique

Les métaux sont des empilements réguliers d'atomes selon un réseau cristallin (voir cours de chimie). Ces atomes sont liés entre eux par une *liaison métallique* qui consiste en la mise

en commun par tous les atomes du métal d'un gigantesque nuage électronique. Les électrons de ce nuage, appelés **électrons de conduction** sont libres de se déplacer dans tout le volume du cristal. On les appelle parfois « électrons libres ». Il faut se rappeler que le métal est globalement neutre : la charge négative des électrons libres est exactement équilibrée par la charge des atomes ionisés (parce qu'ils ont perdu les électrons de conduction) constituant le réseau cristallin.

b) Solutions ioniques

Dans une solution ionique, les porteurs de charge libres sont des **ions** qui sont de deux types :

- des cations qui ont une charge positive, comme par exemple H_3O^+ ou Na^+ ;
- des anions qui ont une charge négative, comme par exemple HO^- ou Cl^- .

Les ions se déplacent librement dans le solvant. Il convient de se rappeler qu'une solution ionique est globalement neutre : la charge électrique globale de tous les cations équilibre exactement la charge électrique globale de tous les anions.

c) Semi-conducteurs

Les semi-conducteurs, comme le silicium qui est très utilisé en électronique, sont constitués d'atomes à 4 électrons de valence. On dope le semi-conducteur en y incorporant en faible proportion des atomes ayant 5 électrons de valence (*dopage de type N*) ou bien des atomes ayant 3 électrons de valence (*dopage de type P*). Dans un semi-conducteur de type N les particules chargées se déplaçant sont les **électrons** « en trop » et dans un semi-conducteur de type P ce sont les lacunes électroniques, qui sont appelées **trous**.

1.3 Le courant électrique

a) Définition

Dans tout conducteur les porteurs de charges, qui sont des particules microscopiques, sont en mouvement d'agitation thermique permanent (voir la partie *Thermodynamique* de ce livre). Ce mouvement désordonné ne produit pas de déplacement de charge électrique global, parce que les porteurs ne se déplacent dans aucune direction privilégiée (voir figure 7.1).

En revanche, s'il existe un champ électrique $\vec{E}$ à l'intérieur du conducteur, ce champ exerce sur tout porteur de charge q la force $\vec{F} = q\vec{E}$ (voir la partie *Mécanique* de ce livre). Cette force pousse les porteurs dans le sens du champ électrique s'ils sont de charge positive et dans le sens opposé s'ils sont de charge négative. Il en résulte un déplacement global de charge électrique :

- dans le sens de déplacement des porteurs de charge positive,
- en sens inverse du déplacement des porteurs de charge négative,

c'est-à-dire dans le sens du champ électrique. Ceci est illustré sur la figure 7.1.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

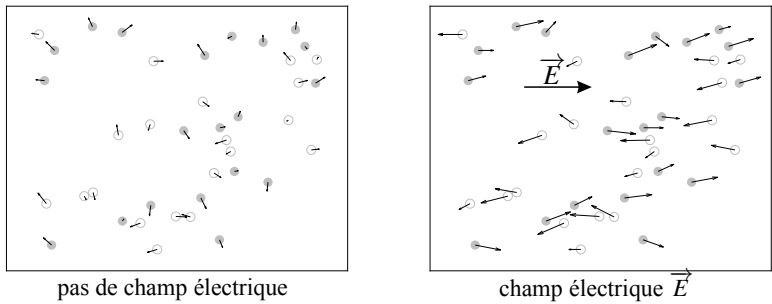


Figure 7.1 – Mouvements d'ions dans une solution ionique. En l'absence de champ électrique les ions ont un mouvement d'agitation thermique désordonné : il n'y a pas de courant électrique ; en présence d'un champ électrique $\vec{E}$ les cations (en gris) se déplacent en moyenne dans le sens du champ et les anions (en blanc) dans le sens inverse : il y a un courant électrique dans le sens de $\vec{E}$.

On appelle **courant électrique** un déplacement d'ensemble des porteurs de charges microscopiques, se traduisant, à l'échelle macroscopique par un déplacement global de charge.

Le courant électrique va dans le même sens que les porteurs positifs et dans le sens inverse des porteurs négatifs.

b) Courant dans un fil métallique

Dans la grande majorité des applications pratiques, le courant électrique circule dans un fil métallique. Le mouvement des électrons de conduction est ainsi guidé car ils ne peuvent sortir du fil. Le sens du courant dans le fil est le sens inverse du déplacement des électrons puisqu'ils ont une charge négative.

On choisit de manière arbitraire un sens positif pour le courant le long du fil. Par exemple, sur la figure 7.2.(a), on a choisi comme sens positif le sens de la gauche vers la droite ; ce choix est rappelé sur le schéma électrocinétique 7.2.(b) par la flèche placée le long du trait représentant le fil. Dans cet exemple, comme les électrons de conduction se déplacent dans le fil vers la gauche, le courant est positif ; si les électrons se déplaçaient vers la droite le courant serait négatif.

La grandeur algébrique quantifiant le courant dans le fil est l'intensité qui est définie dans le paragraphe suivant.

1.4 Intensité d'un courant stationnaire dans un fil

On suppose dans ce paragraphe que le courant dans le fil est **stationnaire**, c'est-à-dire invariable dans le temps. En électrocinétique un tel courant est appelé **courant continu**¹.

1. Le mot continu n'a pas dans ce cas la même signification qu'en mathématiques.

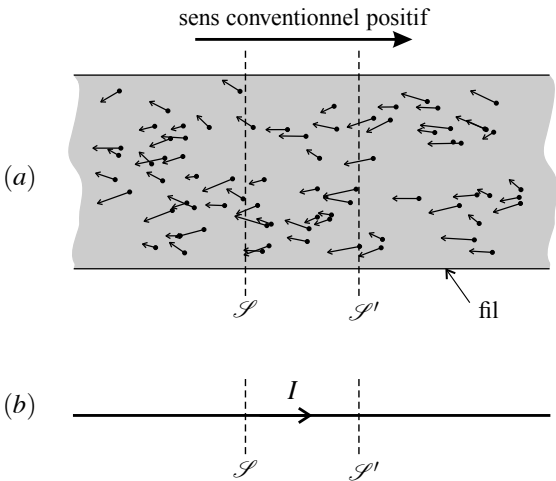


Figure 7.2 – Fil métallique parcouru par un courant électrique : (a) « zoom » sur le fil montrant les électrons en mouvement, (b) représentation schématisée en électrocinétique. Le sens conventionnel choisi est tel que l'intensité est ici positive.

Soit $\mathcal{S}$ une section du fil (c'est-à-dire une surface coupant le fil, voir figure 7.2). On appelle Δq la charge algébrique traversant $\mathcal{S}$ pendant une durée Δt , c'est-à-dire la somme des charges des particules qui traversent $\mathcal{S}$ dans le sens conventionnel positif et de l'opposé des charges qui traversent $\mathcal{S}$ dans le sens négatif. Par exemple, sur la figure 7.2 chaque fois qu'un électron traverse $\mathcal{S}$ vers la gauche Δq augmente de $+e$ (l'opposé de la charge $-e$ de l'électron). Par définition, l'intensité traversant $\mathcal{S}$ est :

$$I = \frac{\Delta q}{\Delta t}. \tag{7.1}$$

L'intensité I ne dépend pas de la section choisie pour la calculer. En effet, considérons une autre section $\mathcal{S}'$; si la charge algébrique $\Delta q'$ traversant $\mathcal{S}'$ était différente de la charge Δq traversant $\mathcal{S}$ pendant la durée Δt , cela voudrait dire que la charge électrique comprise entre ces deux sections varierait de $\Delta q - \Delta q'$ pendant cette durée et c'est contraire à l'hypothèse d'un courant stationnaire. On peut donc parler de l'intensité I passant dans le fil.

En électrocinétique, cette situation se schématise comme sur la figure 7.2.b : on indique la valeur de l'intensité I au-dessus de la flèche donnant le sens positif conventionnel choisi. Il convient de bien retenir que I est une grandeur algébrique : $I > 0$ si le courant est dans le sens de la flèche et $I < 0$ si le courant est dans le sens inverse.

Remarque

La formule (7.1) n'est valable que dans le cas d'un courant continu. On verra plus loin sa généralisation au cas d'un courant variant dans le temps.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

1.5 Mesure de l'intensité d'un courant

L'intensité d'un courant se mesure avec un **ampère-mètre**. Il ne s'agit pas ici de développer la technologie des ampèremètres, mais plus simplement d'indiquer leur branchement.

Un ampèremètre est symbolisé par un $\textcircled{A}$. Il mesure l'intensité I du courant qui le traverse, intensité comptée positivement dans le sens sortant de l'appareil par sa borne « com » (voir figure 7.3).

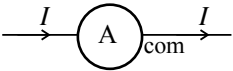


Figure 7.3 – Mesure d'une intensité.

L'unité d'intensité électrique est l'ampère², de symbole A : $1 \text{ A} = 1 \text{ C.s}^{-1}$.

L'ordre de grandeur de l'intensité est très variable. Citons par exemple :

- l'électronique signal (électronique des ordinateurs ou des téléphones portables) où les intensités des courants sont de l'ordre de grandeur du mA ;
- l'électrotechnique (moteurs électriques des TGV, usines) où les courants peuvent atteindre 10^3 A ;
- la foudre dont l'intensité peut atteindre 50.10^3 A pendant une durée très brève.

1.6 L'Approximation des Régimes Quasi-Stationnaires (ARQS)

La notion d'intensité passant dans un fil peut être étendue à un courant variant dans le temps, à condition que le temps caractéristique de variation du courant ne soit pas « trop petit ». Dans le cas d'un courant variant périodiquement, le temps caractéristique de variation est la période T ; il est infini dans le cas d'un courant continu. Le but de ce paragraphe est de préciser le sens de l'expression « trop petit ».

Dans un fil conducteur, les électrons sont mis en mouvement par un champ électrique. Pour que l'intensité soit la même en tous les points d'un fil, il faut que le champ électrique soit le même en tous ces points. Or la théorie électromagnétique (qui sera vue dans le cours de deuxième année) montre qu'un champ électrique variable se propage à la vitesse de la lumière $c = 3,00.10^8 \text{ m.s}^{-1}$. Donc, s'il varie périodiquement dans le temps avec la période spatiale T , ce champ varie périodiquement dans l'espace avec la période $\lambda = cT$. On peut alors considérer qu'il est identique en tous les points du fil uniquement *si la longueur L du fil est très inférieure à la longueur d'onde λ , soit si : $L \ll cT$* . Cette condition définit l'approximation des régimes quasi-stationnaires.

L'Approximation de Régimes Quasi-Stationnaires (en abrégé ARQS) est applicable pour l'étude d'un courant électrique si la longueur L des fils et le temps caractéristique de variation T sont tels que :

$$L \ll cT \iff T \gg \frac{L}{c}, \tag{7.2}$$

où $c = 3,00.10^8 \text{ m.s}^{-1}$ est la vitesse de la lumière dans le vide.

2. En l'honneur d'André-Marie Ampère, 1775-1836, chimiste, mathématicien et physicien français. Il introduisit l'usage des mathématiques en physique et contribua au développement de l'électromagnétisme.

Exemple

- L'ARQS est-elle valable pour une ligne à haute tension EDF, d'une longueur $L = 300$ km, qui sépare une centrale électrique d'un particulier? Le temps caractéristique de variation de la tension est l'inverse de la fréquence EDF, $f = 50$ Hz. Ainsi :

$$L = 300 \text{ km} \ll cT = \frac{c}{f} = \frac{3 \cdot 10^8}{50} = 6 \cdot 10^3 \text{ km} : \text{l'ARQS est valable.}$$

- Qu'en est-il pour un circuit électronique, de taille caractéristique $L = 10$ cm, qui travaille à 10 MHz? Dans ce cas :

$$L = 10^{-1} \text{ m} \ll cT = \frac{c}{f} = \frac{3 \cdot 10^8}{10^7} = 30 \text{ m} : \text{l'ARQS est valable.}$$

- En revanche, pour une antenne FM, de longueur $L = 1$ m, alimentée par un courant de fréquence $f = 100$ MHz, $\frac{L}{c} = 3,3 \cdot 10^{-9}$ s, qui n'est pas négligeable devant $T = \frac{1}{f} = 10^{-8}$ s. L'ARQS n'est pas applicable dans ce cas.

L'étude de l'électrocinétique se place dans le cadre de l'ARQS (régime lentement variable).

1.7 Intensité d'un courant variable

Dans le cas d'un courant variable, la définition de l'intensité traversant une section du fil est :

$$i(t) = \frac{dq}{dt} \tag{7.3}$$

où dq est la charge électrique algébrique traversant cette section dans le sens conventionnel positif entre les instants t et $t + dt$.

On admet le point suivant qui sera démontré dans le cours de seconde année :

Lorsque l'ARQS est valable la charge électrique comprise entre deux sections quelconques $\mathcal{S}$ et $\mathcal{S}'$ d'un fil ne varie pas au cours du temps. On dit que la portion de fil entre $\mathcal{S}$ et $\mathcal{S}'$ ne stocke pas de charge.

Il en résulte que la charge dq qui entre dans cette portion entre t et $t + dt$, en traversant $\mathcal{S}$, doit être égale à la charge qui en sort, en traversant $\mathcal{S}'$, durant le même laps de temps. Donc la définition (7.3) donne la même intensité qu'on l'applique en $\mathcal{S}$ ou en $\mathcal{S}'$.

Ainsi, dans le cadre de l'ARQS on peut définir, comme en régime stationnaire, l'intensité passant dans un fil.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

Remarque

Il est d'usage de noter une intensité constante avec une lettre majuscule I , et une intensité variable en fonction du temps avec une lettre minuscule $i(t)$.

1.8 Loi des nœuds

La figure 7.4 représente 3 fils électriques se rejoignant en un point N . Dans le vocabulaire de l'électrocinétique N est un nœud (voir paragraphe suivant).

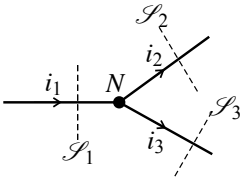


Figure 7.4 – Nœud électrique.

Notons $i_1(t)$, $i_2(t)$ et $i_3(t)$ les intensités des courants passant dans les trois fils que l'on algébrique selon les sens positifs visibles sur la figure. Entre les instants t et $t + dt$, la charge $dq_1 = i_1(t)dt$ traverse la section $\mathcal{S}_1$, la charge $dq_2 = i_2(t)dt$ traverse la section $\mathcal{S}_2$ et la charge $dq_3 = i_3(t)dt$ traverse la section $\mathcal{S}_3$. Comme on se place en régime stationnaire ou dans l'ARQS, la portion de fil délimitée par ces trois sections ne stocke pas de charge donc la charge qui y entre pendant la durée dt , soit dq_1 , doit obligatoirement être égale à la charge qui en sort pendant le même temps, soit $dq_2 + dq_3$:

$$dq_1 = dq_2 + dq_3.$$

En divisant cette relation par dt on obtient :

$$i_1(t) = i_2(t) + i_3(t).$$

Ce résultat est intuitif : on peut voir le nœud N comme un embranchement sur lequel le courant i_1 se divise en deux courants i_2 et i_3 . On admet la généralisation de ce résultat à un nœud quelconque.

Loi des nœuds, valable en **régime stationnaire** ou dans le cadre de l'**ARQS** :

En un point N où n fils électriques se rejoignent, la somme des intensités algébriques des courants dans les fils orientés en direction de N est égale à la somme des intensités algébriques des courants dans les fils orientés dans le sens s'éloignant de N .

Remarque

Dans le cas où les intensités $i_1(t)$, $i_2(t)$, ..., $i_n(t)$ dans les n fils sont toutes orientées en direction de N (ou dans le sens s'éloignant de N) : $\sum_{k=1}^n i_k(t) = 0$.

En régime stationnaire cette relation s'écrit : $\sum_{k=1}^n I_k = 0$.

2 Circuit électrique

Un **circuit électrique** est constitué de **composants électriques** reliés entre eux par des conducteurs, en général filiformes, que l'on appellera **fils de connexion**.

Sur le schéma électrocinétique du circuit, chaque composant électrique est représenté par le symbole correspondant à sa nature et les fils de connexion sont représentés par des traits continus (voir figure 7.5).

Un **dipôle électrocinétique** est un composant électrique relié au circuit par deux fils de connexion. On parlera aussi de tripôle, quadripôle... s'il y a 3, 4... fils de connexion.

L'expression « point du circuit » désigne un point de jonction entre des fils ; les points intéressants sont le plus souvent repérés par un point épais sur le schéma. Un point où au moins trois fils se rejoignent est appelé **nœud électrique**.

Une **branche** est une portion de circuit comprise entre deux nœuds consécutifs.

Par exemple, le circuit de la figure 7.5 comporte quatre points marqués *A* à *D* et deux nœuds, *B* et *D* ; au nœud *B* se rejoignent les trois branches *BAD*, *BD* et *BCD*.

Tout circuit électrique doit comporter un élément actif appelé **générateur**. C'est cet élément qui crée le courant passant dans le circuit. Le circuit de la figure 7.5 comporte un générateur de tension idéal (voir plus bas). La flèche à côté du générateur indique dans quel sens celui-ci fait circuler le courant électrique.

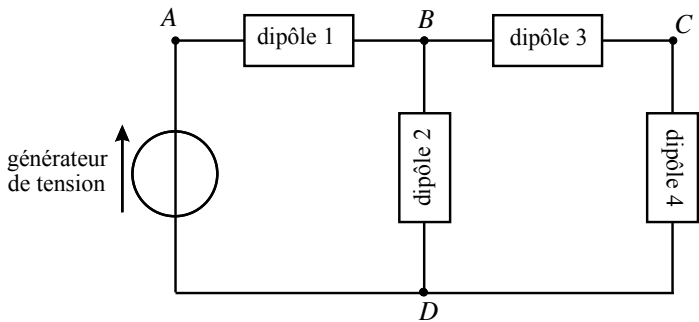


Figure 7.5 – Exemple de circuit électrique.

Comme son nom le suggère, un circuit électrique est obligatoirement fermé : il doit exister au moins un chemin pour le courant électrique à travers les composants qui revienne à son point de départ. Une **maille** est un ensemble de branches formant une boucle fermée. Une maille peut être désignée par la suite des points par lesquels elle passe.

Par exemple le circuit de la figure 7.5 présente trois mailles : *ABCD*, *DABD* et *DBCD*.

3 Tension électrique

En branchant un voltmètre entre deux points d'un circuit, on mesure la **tension électrique** entre ces deux points, qui est appelée aussi différence de potentiel. Après avoir donné des précisions sur cette mesure on va étudier les propriétés de cette grandeur physique.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

3.1 Mesure d'une tension

La méthode de mesure diffère suivant que le montage est parcouru par un courant continu ou bien un courant variable dans le temps.

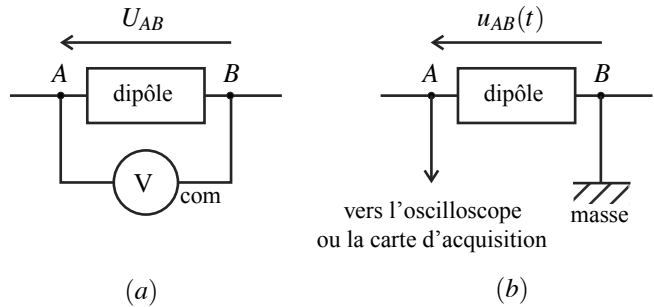


Figure 7.6 – Mesure de la tension aux bornes d'un dipôle : (a) en régime continu, (b) en régime variable.

a) Cas d'un courant continu

Pour mesurer une tension en courant continu, on connecte les deux bornes d'un **voltmètre** aux points *A* et *B* choisis. Le voltmètre est représenté sur le schéma électrique par le symbole $\textcircled{V}$ (voir figure 7.6) ; il doit être ici réglé sur la « position courant continu ».

La valeur lue est assortie d'un signe et elle est changée en son opposé si l'on intervertit les connexions du voltmètre. La tension est donc une grandeur algébrique dont le signe dépend de l'ordre des points entre lesquels on la prend.

La **tension entre *A* et *B***, notée U_{AB} (avec les points dans cet ordre), se mesure en reliant la borne « com » du voltmètre au point *B*. Elle est représentée sur le schéma électrique par une flèche qui part de *B* et pointe vers *A* (voir figure 7.6).

On vérifie expérimentalement que :

$$U_{AB} = -U_{BA}.$$

Remarque

Si on relie les deux bornes du voltmètre au point *A* on mesure : $U_{AA} = 0$.

b) Cas d'un courant variable dans le temps

En régime variable, la tension entre *A* et *B* dépend du temps et on la note $u_{AB}(t)$.

Dans le cas où $u_{AB}(t)$ est une fonction périodique, le voltmètre réglé sur la « position courant alternatif » fournit une valeur toujours positive et égale à la valeur efficace de la tension :

$$U_{AB,eff} = \sqrt{\langle u_{AB}^2(t) \rangle}.$$

La valeur lue ne change pas si l'on intervertit le branchement du voltmètre.
Pour obtenir la courbe de la tension $u_{AB}(t)$ en fonction du temps, que l'on appelle chronogramme, il faut utiliser un **oscilloscope** ou bien une **carte d'acquisition** reliée à un ordinateur. On visualise $u_{AB}(t)$ lorsqu'on connecte B à la borne appelée « masse » de l'appareil de mesure.

c) Unité de tension électrique

Une tension s'exprime en volt³, unité de symbole V.
L'ordre de grandeur des tensions est très variable. On peut citer :

- la tension entre les extrémités d'un éclair lors d'un orage, jusqu'à 500 MV ;
- la tension domestique délivrée par EDF, 230 V efficaces ;
- la tension aux bornes d'une pile électrique, 1,5 V ;
- la tension dans les circuits d'un téléphone portable, quelques mV à quelques centaines de mV.

3.2 Additivité des tensions

Si A , B et C sont trois points d'un circuit parcouru par un courant continu, on peut mesurer avec un voltmètre les trois tensions U_{AB} , U_{BC} et U_{AC} . On constate alors expérimentalement la **loi d'additivité des tensions** :

$$U_{AC} = U_{AB} + U_{BC}.$$

(7.4)

Dans le cas d'un circuit parcouru par un courant variable, la loi d'additivité n'est pas vérifiée par les valeurs efficaces de tensions mesurées au voltmètre numérique car dans la plupart des cas :

$$U_{AC,eff} \neq U_{AB,eff} + U_{BC,eff}.$$

On admet cependant la relation :

$$u_{AC}(t) = u_{AB}(t) + u_{BC}(t).$$

(7.5)

3.3 Loi des mailles

a) Notation simplifiée de la tension

Dans la notation U_{AB} ou $u_{AB}(t)$, les indices expliquent clairement les deux points entre lesquels on considère la tension. Il est souvent d'usage, lorsqu'un schéma électrique est dessiné, d'omettre ces indices et de noter cette tension simplement U ou $u(t)$. La représentation de la tension sous forme d'une flèche définit alors cette tension sans ambiguïté.

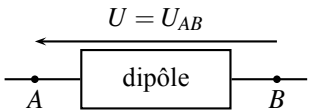


Figure 7.7 – Notation simplifiée, sans indice, d'une tension.

3. En l'honneur d'Alessandro Volta, 1745-1827, physicien italien dont les travaux portèrent sur l'électricité et qui inventa la première pile.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

b) Loi des mailles

On considère sur la figure 7.8 une maille $ABCD$, parcourue par un courant continu, et on note $U_1 = U_{AB}$, $U_2 = U_{BC}$, $U_3 = U_{CD}$ et $U_4 = U_{DA}$ les tensions aux bornes des quatre dipôles constituant cette maille. Ces tensions sont représentées par des flèches *qui tournent toutes dans le même sens autour de la maille*.

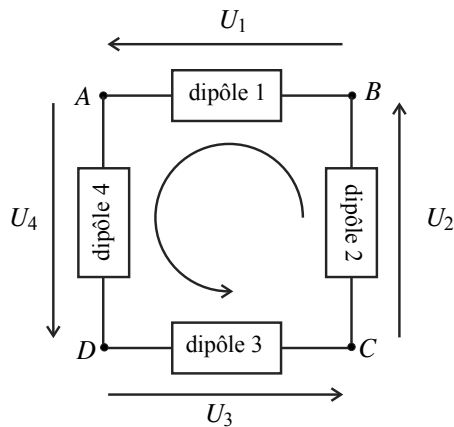


Figure 7.8 – Exemple de maille en courant continu.

En utilisant plusieurs fois la loi d'additivité des tensions on peut écrire :

$$U_1 + U_2 + U_3 + U_4 = U_{AB} + U_{BC} + U_{CD} + U_{DA} = U_{AC} + U_{CD} + U_{DA} = U_{AD} + U_{DA} = 0.$$

Ainsi la somme des tensions sur toute la maille est nulle. Ce résultat se généralise à une maille quelconque dans un circuit :

Soit une maille comportant n points et $U_1, U_2, \dots, U_n$ les tensions entre les points de la maille orientées toutes dans le même sens autour de la maille.

La loi des mailles s'écrit :

$$\sum_{k=1}^n U_k = 0. \tag{7.6}$$

En régime variable ces tensions se notent $u_1(t), u_2(t), \dots, u_n(t)$ et la loi des mailles s'écrit :

$$\sum_{k=1}^n u_k(t) = 0. \tag{7.7}$$

3.4 Potentiel électrique

La propriété d'additivité des tensions traduite par les équations (7.4) et (7.5) permet de définir la notion de **potentiel électrique**. Pour cela on choisit de manière arbitraire un point

particulier du circuit électrique que l'on appellera **masse** et que l'on note ici M et on définit le potentiel électrique V_A en tout point A par la relation :

$$V_A = U_{AM}.$$

Le potentiel V_A dépend donc du choix de la position M de la masse dans le circuit que l'on a choisie arbitrairement. Pour tout couple de points A et B du circuit on peut écrire, en utilisant la loi d'additivité des tensions : $U_{AB} = U_{AM} + U_{MB} = U_{AM} - U_{BM}$ soit :

$$U_{AB} = V_A - V_B. \tag{7.8}$$

Ainsi, la différence des potentiels entre les deux points ne dépend pas de la position de la masse ; elle est égale à la tension entre ces deux points.



Pour se souvenir de l'ordre des points dans la formule $U_{AB} = V_A - V_B$ on peut se rappeler que la tension est la différence de potentiel entre le point d'arrivée et le point de départ de la flèche qui la représente.

Dans le cas d'un courant variable, le potentiel en A est noté $v_A(t)$ et on a de même :

$$u_{AB}(t) = v_A(t) - v_B(t). \tag{7.9}$$

Comme la tension, le potentiel électrique se mesure en volt.

3.5 La masse

Étant donné que $U_{MM} = 0$ il est clair que :

La **masse** est le point de potentiel nul : $V_M = 0$ (ou en régime variable $v_M(t) = 0$).

La position de M dans le montage est sans influence sur les valeurs des tensions. Toutefois, un choix judicieux permet parfois de simplifier les calculs.

La position de la masse dans le montage est repérée par un symbole avec des hachures penchées visible sur la figure 7.9.

Lorsque le symbole de masse est représenté en plusieurs points d'un circuit cela signifie que tous ces points sont reliés entre eux et qu'ils sont tous au potentiel nul.

Cette convention est utilisée pour simplifier les schémas électrocinétiques en omettant les fils de connexion entre les points reliés à la masse (voir figure 7.9).

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

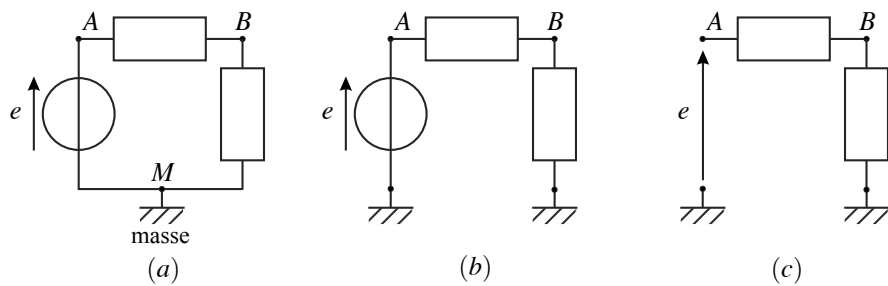


Figure 7.9 – (a) : un circuit électrique, (b) : représentation où la connexion par la masse est implicite, (c) : représentation où le générateur de tension idéal est représenté par le potentiel qu'il impose au nœud A.

4 Dipôles électrocinétiques en courant continu

4.1 Puissance, conventions générateur et récepteur

Un dipôle électrocinétique est connecté par deux fils au circuit dans lequel on l'insère. En courant continu et en régime variable compatible avec l'ARQS, un dipôle ne stocke pas de charge : l'intensité entrant par l'un des fils est égale à l'intensité sortant par l'autre.

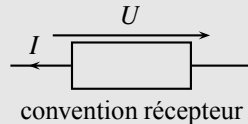
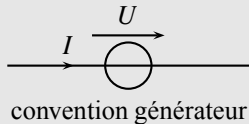
L'état d'un dipôle électrocinétique est déterminé par trois grandeurs :

- l'intensité I du courant qui le traverse ;
- la tension U à ses bornes ;
- la puissance $\mathcal{P}$ qu'il échange avec le reste du circuit électrique, donnée par :

$$\mathcal{P} = UI. \tag{7.10}$$

Le signe de cette puissance dépend du sens conventionnel positif choisi pour l'intensité traversant le dipôle et du sens de la tension à ses bornes. Il existe deux conventions :

La **convention générateur** consiste à prendre le sens positif conventionnel du courant et la flèche définissant la tension *dans le même sens*. Dans ce cas, la puissance $\mathcal{P} = UI$ est la puissance algébrique **cédée** par le dipôle au reste du circuit.



La **convention récepteur** consiste à prendre le sens positif conventionnel du courant et la flèche définissant la tension *dans des sens opposés*. Dans ce cas, $\mathcal{P} = UI$ est la puissance algébrique **reçue** par le dipôle de la part du reste du circuit.

Exemple

Avec le sens conventionnel positif de I choisi ci-contre, $U = U_{AB}$ correspond à la fois à la convention générateur pour le générateur et à la convention récepteur pour le dipôle dans lequel le générateur fait passer un courant. $\mathcal{P} = UI$ est donc aussi bien la puissance cédée par le générateur au dipôle (calculée en convention générateur) que la puissance reçue par le dipôle de la part du générateur (calculée en convention récepteur).

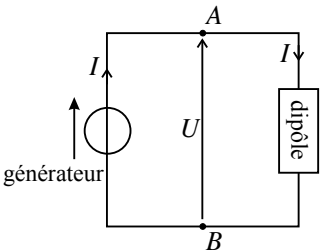


Figure 7.10 –
Conventions générateur et récepteur.

4.2 Caractéristique d'un dipôle en courant continu

En courant continu, un dipôle se définit par la loi qui relie le courant I le traversant et la tension U à ses bornes. Cette loi se traduit par un graphe expérimental donnant I en fonction de U appelé **caractéristique du dipôle**.

Un **dipôle actif** est un dipôle dont la caractéristique ne passe pas par le point $(U = 0, I = 0)$ (voir figure 7.11). La tension à ses bornes est non nulle même s'il n'est parcouru par aucun courant.

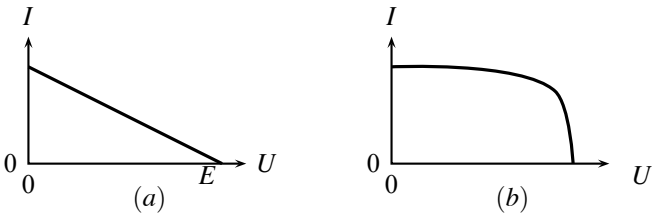


Figure 7.11 – Caractéristiques de dipôles actif : (a) linéaire, (b) non linéaire.

Un **dipôle passif** est un dipôle dont la caractéristique passe par le point $(U = 0, I = 0)$ (voir figure 7.12). Il n'est traversé par aucun courant si aucun générateur n'impose à ses bornes une tension non nulle.

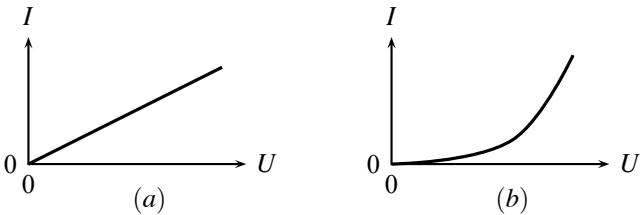


Figure 7.12 – Caractéristiques de dipôles passif : (a) linéaire, (b) non linéaire.

Lorsque la caractéristique est une droite on dit que le dipôle est **linéaire**. Dans le cas contraire le dipôle est dit **non-linéaire**.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

4.3 Le résistor

Un **résistor** est un dipôle passif et linéaire : la caractéristique en courant continu est une droite passant par le point $(U = 0, I = 0)$, de pente positive en convention récepteur. Par définition la **résistance** R du résistor est égale à l'inverse de cette pente :

$$I = \frac{1}{R}U \quad \Leftrightarrow \quad U = RI.$$

Cette dernière relation est la **loi d'Ohm**. L'unité de résistance électrique est l'ohm dont le symbole est la lettre grecque oméga majuscule Ω . Dans un schéma électrique un résistor est symbolisé par un rectangle.

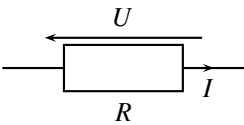


Figure 7.13 – Résistor en convention récepteur.

Les valeurs numériques des résistances sont très variables, de quelques Ω à plus de $10^7 \Omega$. Une résistance « moyenne » en électronique est de l'ordre de $1000 \Omega = 1 \text{ k}\Omega$.

On utilise très couramment le mot « résistance » pour désigner le composant électrique à la place du mot « résistor ».

Remarque

Il y a deux cas limites importants :

- un interrupteur ouvert (c'est-à-dire ne fermant pas le circuit) est assimilable à un résistor de résistance $R \rightarrow \infty$: le courant qui le traverse est nul quelle que soit la tension à ses bornes ;
- un interrupteur fermé (c'est-à-dire laissant passer le courant et fermant le circuit) est équivalent à un résistor de résistance $R = 0$: la tension à ses bornes est nulle quel que soit le courant qui le traverse. Il en est de même pour un fil de connexion.

4.4 Les générateurs de tension

Les générateurs de tension sont des dipôles linéaires actifs.

a) Générateur de tension idéal

Un **générateur de tension idéal** impose entre ses bornes une tension qui a la même valeur quel que soit le courant qui le traverse :

$$U = E, \text{ valeur constante indépendante de } I.$$

E est appelée **force électromotrice** du générateur. La caractéristique courant-tension du générateur de tension idéal est une droite verticale (voir figure 7.15).

Le symbole du générateur de tension idéal est un cercle traversé par le fil électrique. Une flèche indique le sens de la différence de potentiel E . Ce sens est généralement choisi de telle

manière que E soit positif ; la flèche indique dans ce cas le sens du courant que le générateur tend à créer.

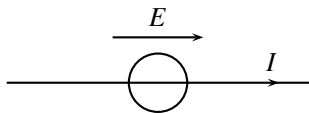


Figure 7.14 – Générateur idéal de tension.

b) Modèle de Thévenin d'une source réelle

Le générateur de tension idéal est un modèle trop idéalisé pour représenter de manière satisfaisante une source de courant réelle. Le **générateur de Thévenin** est un modèle plus réaliste : sa caractéristique, en convention générateur, est une droite de pente négative (voir figure 7.15).

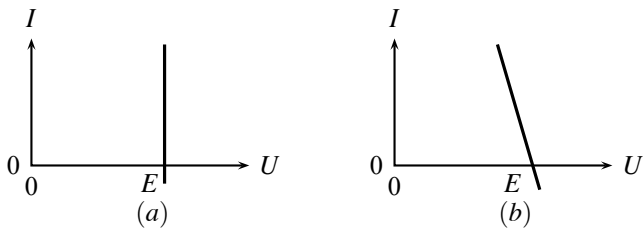


Figure 7.15 – Caractéristique en convention générateur : (a) d'un générateur de tension idéal, (b) d'un générateur de Thévenin.

En notant $-\frac{1}{R_g}$ la pente de cette droite et E l'abscisse de son intersection avec l'axe horizontal, l'équation de la caractéristique est :

$$I = \frac{1}{R_g}(E - U) \quad \Leftrightarrow \quad U = E - R_g I.$$

Du fait de la loi d'additivité des tensions, cette formule correspond à un dipôle associant en série⁴ un générateur idéal de tension de force électromotrice E et un résistor de résistance R_g comme sur le schéma de la figure 7.16 qu'il faut retenir :

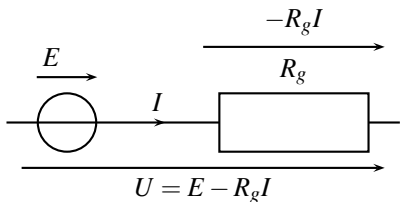


Figure 7.16 – Schéma électrique d'un générateur de Thévenin.

4. Ce terme est défini au paragraphe suivant, page 255.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

En résumé, le modèle de Thévenin d'une source réelle est caractérisé par deux grandeurs :

- la **force électromotrice** E qui est la tension à vide, c'est-à-dire la tension quand aucun courant n'est débité ;
- la **résistance interne** du générateur R_g .

Remarque

Un générateur idéal est un générateur de Thévenin de résistance interne $R_g = 0$.

4.5 Point de fonctionnement d'un circuit

On considère un circuit formé par deux dipôles, un dipôle actif jouant le rôle de générateur et un dipôle passif jouant le rôle de récepteur (voir figure 7.17). On connaît les caractéristiques des deux dipôles. Comment en déduire les valeurs de l'intensité I dans le circuit et de la tension U aux bornes des deux dipôles ?

a) Résolution graphique

On obtient ces valeurs graphiquement en superposant les deux caractéristiques comme sur la figure 7.17. Il faut que la caractéristique de l'un des deux dipôles soit en convention générateur et la caractéristique de l'autre dipôle en convention récepteur. L'intersection des deux courbes est le **point de fonctionnement** dont les coordonnées (U, I) sont les valeurs cherchées.

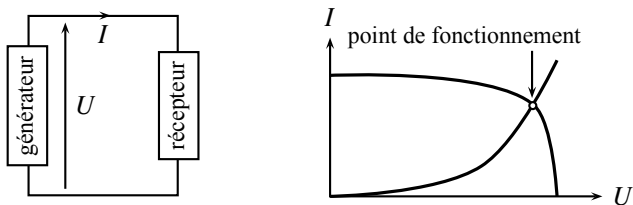


Figure 7.17 – Point de fonctionnement d'un circuit.

b) Résolution algébrique

La résolution algébrique est envisageable si l'on est capable d'exprimer les fonctions $I(U)$ pour les deux dipôles. Considérons par exemple le cas des dipôles linéaires dont les caractéristiques sont représentées sur la figure ci-dessous :

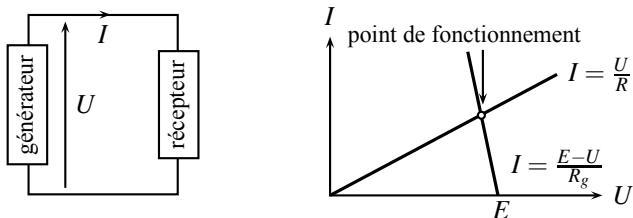


Figure 7.18 – Point de fonctionnement d'un circuit linéaire.

Le système à résoudre est :

$$\left\{ \begin{array}{l} I = \frac{E - U}{R_g} \\ I = \frac{U}{R} \end{array} \right. \text{ dont la solution est } \left\{ \begin{array}{l} U = \frac{R}{R + R_g} E \\ I = \frac{E}{R + R_g} \end{array} \right.$$

Remarque

On remarque sur ce résultat que : $U \simeq E$ si $R_g \ll R$: un générateur de Thévenin se comporte comme un générateur idéal dès qu'il est branché aux bornes d'une résistance très supérieure à sa résistance interne.

5 Associations de dipôles

5.1 Associations série et parallèle

On peut associer deux dipôles électriques pour en faire un seul. Il existe deux types d'association de dipôles : l'**association série** et l'**association parallèle** :

- deux dipôles associés **en série** ont deux bornes reliées par un fil ; ils sont parcourus par la même intensité I (voir figure 7.19(a)) ;
- deux dipôles électriques associés **en parallèle** ont leurs bornes reliées deux à deux ; ils sont soumis à la même tension U (voir figure 7.19(b)).

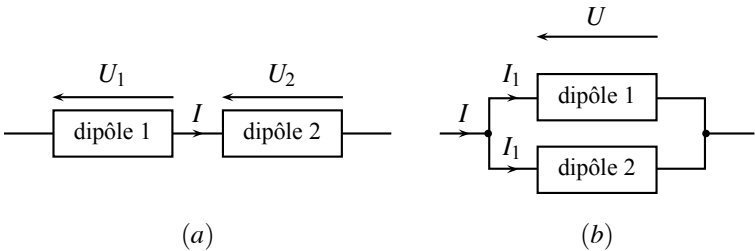


Figure 7.19 – Association de dipôles électriques : (a) en série, (b) en parallèle.

5.2 Lois d'association des résistances

a) Résistances en série

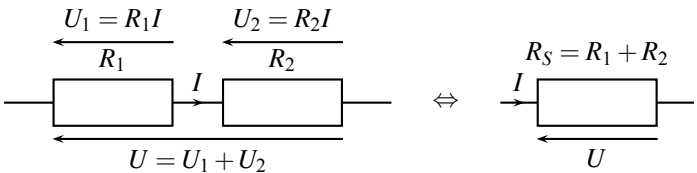


Figure 7.20 – Association de résistances en série.

La tension aux bornes des deux résistances est :

$$U = U_1 + U_2 = R_1 I + R_2 I = (R_1 + R_2) I = R_S I.$$

Les deux résistances sont donc équivalentes à une seule résistance, de valeur $R_S = R_1 + R_2$.

Ce résultat se généralise à l'association série de plus de deux résistances.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

Des résistances $R_1, R_2, \dots, R_n$ montées **en série** sont équivalentes à une unique résistance R_S , dont la valeur est la somme des résistances individuelles : $R_S = \sum_{i=1}^n R_i$.

b) Résistances en parallèle

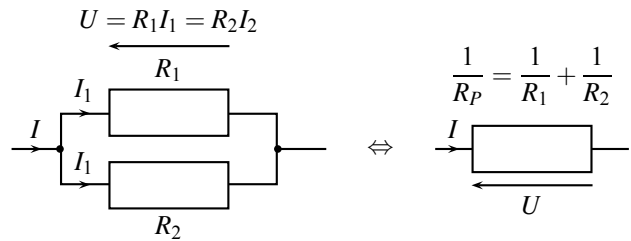


Figure 7.21 – Association de résistances en parallèle.

La loi des nœuds impose :

$$I = I_1 + I_2 = \frac{U}{R_1} + \frac{U}{R_2} = U \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} \right) = \frac{U}{R_P}.$$

Les deux résistances sont donc équivalentes à une résistance R_P telle que : $\frac{1}{R_P} = \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}$.

Ce résultat se généralise à l'association parallèle de plus de deux résistances.

Des résistances $R_1, R_2, \dots, R_n$ montées **en parallèle** sont équivalentes à une unique résistance R_P , telle que : $\frac{1}{R_P} = \sum_{i=1}^n \frac{1}{R_i}$.

5.3 Associations de générateurs

L'association en série de deux générateurs de forces électromotrices E_1 et E_2 mène immédiatement à un générateur équivalent unique qui impose la tension $E_1 + E_2$ (voir figure 7.22). C'est ce que l'on fait lorsqu'on met des piles tête-bêche dans un appareil électrique.

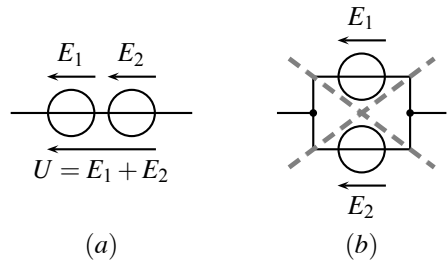


Figure 7.22 – Association de générateurs (a) permise en série, (b) interdite en parallèle.

6 Ponts diviseurs

6.1 Diviseur de tension

La loi du **diviseur de tension** donne la tension aux bornes d’une résistance branchée en série avec d’autres résistances en fonction de la tension aux bornes de l’ensemble des résistances (ces deux tensions étant prises dans le même sens).

Considérons le cas de deux résistances montées en série :

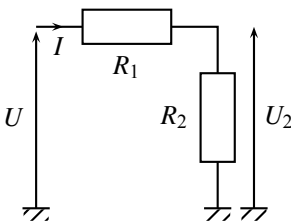


Figure 7.23 – Diviseur de tension.

La loi des mailles impose :

$$\begin{cases} U_2 = R_2 I \\ U = R_2 I + R_1 I \end{cases} \quad \text{donc} \quad U_2 = \frac{R_2}{R_1 + R_2} U.$$

Ce résultat se généralise de la manière suivante :

Quand des résistances $R_1, R_2, \dots, R_n$ sont montées en série (donc parcourues par la même intensité), la tension U_k aux bornes de la résistance R_k est reliée à la tension U aux bornes de l’ensemble des n résistances par la relation : $U_k = \frac{R_k}{\sum_{i=1}^n R_i} U$.



Pour appliquer cette relation il faut bien vérifier que les résistances sont montées en série !

6.2 Diviseur de courant

La loi du **diviseur de courant** donne l’intensité du courant dans une résistance branchée en parallèle avec d’autres résistances en fonction de l’intensité du courant traversant l’ensemble des résistances (ces deux intensités étant prises dans le même sens).

Considérons le cas de deux résistances montées en parallèle :

On a la même tension U aux bornes des deux résistances. La loi d’Ohm s’écrit :

$$U = R_1 I_1 = R_2 I_2.$$

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

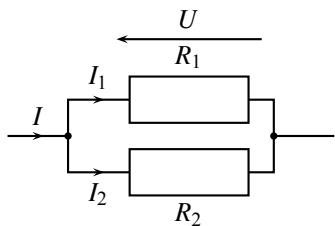


Figure 7.24 – Diviseur de courant.

La loi des nœuds impose :

$$I = I_1 + I_2 = I_1 + \frac{R_1}{R_2} I_1 \quad \text{donc} \quad I_1 = \frac{R_2}{R_1 + R_2} I = \frac{\frac{1}{R_1}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}} I.$$

Ce résultat se généralise de la manière suivante :

Quand des résistances $R_1, R_2, \dots, R_n$ sont montées en parallèle (donc soumises à la même différence de potentiel), l'intensité I_k traversant la résistance R_k est reliée à l'intensité I traversant l'ensemble des n résistances par la relation : $I_k = \frac{\frac{1}{R_k}}{\sum_{i=1}^n \frac{1}{R_i}} I.$

7 Résistances de sortie et d'entrée

Certains appareils compliqués comme un générateur de fonctions, un oscilloscope ou un multimètre se branchent sur un circuit électrique par deux fils comme un dipôle ordinaire. Du point de vue du circuit, un tel appareil peut se comporter comme un dipôle actif (cas du générateur de fonctions) ou un dipôle passif (cas de l'oscilloscope ou du multimètre). La connaissance de sa résistance de sortie dans le premier cas, ou de sa résistance d'entrée dans le second cas, permet de prévoir l'influence de l'appareil sur le circuit. Les valeurs de ces grandeurs sont précisées dans les notices fournies par les constructeurs.

7.1 Résistance d'entrée

Un appareil se comportant vis-à-vis du circuit comme un dipôle passif (c'est-à-dire qui recueille un signal délivré par le circuit) est caractérisé par sa **résistance d'entrée** définie par :

$$R_e = \frac{U_e}{I_e},$$

où U_e est la tension entre les fils de connexion de l'appareil et I_e l'intensité du courant dans ces fils, prise en *convention récepteur* du point de vue de l'appareil (voir figure 7.25). Ce rapport est bien homogène à une résistance. Pour le circuit, l'appareil est équivalent à un résistor de résistance R_e .

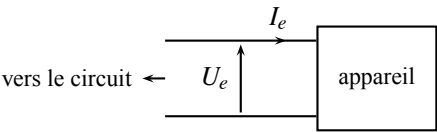


Figure 7.25 – Résistance d’entrée.

Exemple

La résistance d’entrée R_e d’un oscilloscope, ou d’un multimètre en position voltmètre, est de l’ordre de $1\text{ M}\Omega = 1.10^6\ \Omega$. Branchés en parallèle sur une résistance moyenne (de l’ordre de $1\text{ k}\Omega$ donc bien plus faible que R_e) ces appareils ne perturbent pas le fonctionnement du circuit. Idéalement, la résistance d’entrée d’un voltmètre est infinie. La résistance d’entrée R_e d’un multimètre en position ampèremètre est de l’ordre de $1\ \Omega$. Branché en série avec une résistance moyenne (de l’ordre de $1\text{ k}\Omega$ donc bien plus importante que R_e) il ne perturbe pas le fonctionnement du circuit. Idéalement la résistance d’entrée d’un ampèremètre est nulle.

7.2 Résistance de sortie

Un appareil se comportant vis-à-vis du circuit comme un dipôle actif linéaire est modélisable, d’après le paragraphe 4.4, par un générateur de Thévenin présentant une certaine résistance interne. Cette résistance interne est appelée **résistance de sortie** de l’appareil et notée R_s .

Exemple

La résistance de sortie R_s d’un générateur de fonction est de l’ordre de $50\ \Omega$. Branché aux bornes d’une résistance de l’ordre du $\text{k}\Omega$, donc très supérieures à R_s , il se comporte pratiquement comme un générateur idéal, d’après la remarque de la page 255.

8 Dipôles électrocinétiques fondamentaux du régime variable

Dans ce paragraphe on présente les trois composants électrocinétiques linéaires fondamentaux permettant de modéliser les circuits en régime variable.

8.1 Le générateur idéal de tension variable

Un générateur idéal de tension variable impose entre ses bornes une tension $e(t)$ prédéfinie appelée **force électromotrice** du générateur qui peut être, par exemple :

- une **tension sinusoïdale** : $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ où E_0 et ω sont des constantes,
- un **échelon de tension** : $e(t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0, \\ E_0 & \text{si } t > 0 \end{cases}$, où E_0 est une constante.

Le schéma du générateur idéal de tension variable est identique à celui du générateur idéal de tension continue ; la flèche indique le sens de la différence de potentiel imposée $e(t)$.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

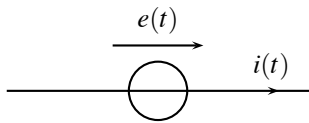


Figure 7.26 – Générateur idéal de tension variable.

Remarque

Lorsque l’une des bornes du générateur est reliée à la masse, on peut omettre le symbole du générateur et ne garder que la flèche indiquant la tension imposée $e(t)$, comme sur la figure 7.9.(c) page 250.

8.2 Le résistor

La loi d’Ohm définissant le résistor en courant continu est encore valable en régime variable. En convention récepteur :

$$u(t) = Ri(t)$$

où R est la résistance du résistor. Ainsi la tension aux bornes du résistor à l’instant t est proportionnelle à l’intensité à ce même instant.

Remarque

Les conséquences de la loi d’Ohm qui ont été vues en courant continu sont valables en régime variable, notamment :

- la formule du diviseur de tension ;
- la formule du diviseur de courant.

8.3 Le condensateur

Les condensateurs sont des dipôles indispensables dans presque tous les circuits électriques en régime variable, c’est-à-dire pour toutes les applications qui traitent de signaux dépendant du temps. Celles-ci sont innombrables et vont de la hi-fi à l’ordinateur, en passant par le téléphone portable.

La loi du condensateur est une relation différentielle entre l’intensité du courant $i(t)$ qui le traverse et la tension $u(t)$ à ses bornes : en convention récepteur, $i(t)$ est proportionnelle à la dérivée de la tension $u(t)$:

$$i(t) = C \frac{du}{dt}$$

où C est appelée **capacité** du condensateur. La capacité s’exprime en **farad**, unité dont le symbole est F.

Un condensateur est constitué de deux surfaces métalliques en regard. Le schéma électrique d’un condensateur rappelle cette technologie de base.

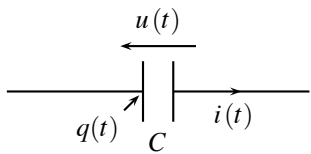


Figure 7.27 – Condensateur en convention récepteur.

On appelle **charge d'un condensateur** la quantité :

$$q(t) = Cu(t).$$

Il s'agit d'une charge électrique qui est portée par la surface métallique située à l'extrémité de la flèche représentant la tension $u(t)$; l'autre surface métallique porte la charge $-q(t)$ de sorte que le condensateur ne stocke pas de charge. On a naturellement :

$$i(t) = \frac{dq}{dt}.$$

Remarque

L'expression condensateur déchargé signifie que $q = 0$ soit que la tension aux bornes du condensateur est nulle.

Les valeurs numériques des capacités sont très variables. Le farad est une unité extrêmement grande ; les valeurs les plus utilisées vont du pF (picofarad) au mF (millifarad). Une valeur « moyenne » en électronique est 1 μ F.

8.4 La bobine

Les bobines sont des dipôles indispensables dans les applications de forte puissance (moteur de TGV par exemple). En traitement du signal, on préfère les simuler avec des circuits électroniques adéquats, beaucoup plus facilement miniaturisables.

La loi de la bobine est une relation différentielle entre l'intensité du courant $i(t)$ qui le traverse et la tension $u(t)$ à ses bornes : *en convention récepteur*, $u(t)$ est proportionnelle à la dérivée de $i(t)$:

$$u(t) = L \frac{di}{dt}$$

où L est appelée **inductance** de la bobine. L'inductance s'exprime en **henry**, unité dont le symbole est H.

Une bobine est créée grâce à un fil électrique enroulé. Le schéma électrique d'une bobine rappelle cette technologie de base.

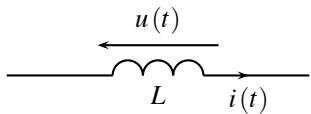


Figure 7.28 – Bobine en convention récepteur.

Les valeurs numériques des inductances varient du millihenry (mH) au henry (H).

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

9 Puissance et énergie en régime variable

9.1 Les unités

L'**énergie** s'exprime en joule, symbolisé par la lettre J majuscule. On montre en mécanique que le joule s'exprime, dans le système international, en $\text{kg.m}^2.\text{s}^{-2}$.

Une **puissance** s'exprime en watt, symbolisé par la lettre W majuscule. La puissance est, par définition, l'énergie développée par unité de temps. Par exemple, si un dispositif consomme une énergie de 20 J pendant 5,0 s, alors la puissance moyenne consommée vaut $\frac{20}{5} = 4 \text{ W}$.

9.2 Puissance instantanée reçue par un dipôle en régime variable

La puissance instantanée $\mathcal{P}(t)$ échangée par un dipôle avec le circuit électrique dans lequel il est inséré se calcule par la même formule que la puissance en courant continu :

$$\mathcal{P}(t) = u(t)i(t).$$

Cette puissance algébrique est :

- la puissance *reçue* par le dipôle de la part du reste du circuit lorsque u et i sont liés par la convention *récepteur* ;
- la puissance *cédée* par le dipôle au reste du circuit lorsque u et i sont liés par la convention *générateur*.

9.3 Puissance dissipée dans un résistor

Calculons la puissance instantanée $\mathcal{P}_R(t)$ reçue par un résistor de résistance R :

$$\begin{cases} \mathcal{P}_R(t) = u(t)i(t) \\ u(t) = Ri(t) \end{cases} \quad \text{donc} \quad \mathcal{P}_R(t) = Ri^2(t) = \frac{u^2(t)}{R}.$$

La résistance R étant positive, $\mathcal{P}_R(t)$ est toujours positive : le résistor ne peut que recevoir de l'énergie de la part du circuit. Cette énergie est transformée en énergie thermique, ce qui se traduit par l'échauffement du composant. Ce phénomène porte le nom d'**effet Joule**. On retiendra que la puissance instantanée dissipée par effet Joule dans un résistor est :

$$\mathcal{P}_{\text{Joule}}(t) = Ri^2(t) = \frac{u^2(t)}{R}.$$

9.4 Énergie stockée dans un condensateur

Calculons la puissance instantanée $\mathcal{P}_C(t)$ reçue par un condensateur de capacité C :

$$\begin{cases} \mathcal{P}_C(t) = u(t)i(t) \\ i(t) = C \frac{du}{dt} \end{cases} \quad \text{donc} \quad \mathcal{P}_C(t) = Cu(t) \frac{du}{dt} = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} Cu^2(t) \right).$$

Cette puissance peut être aussi bien positive que négative. On interprète l'échange d'énergie entre le circuit et le condensateur de la manière suivante : le condensateur stocke à l'instant t

l'énergie :

$$\mathcal{E}_{\text{elec}}(t) = \frac{1}{2}Cu^2(t).$$

Si $\mathcal{P}_C(t) > 0$, le condensateur reçoit de l'énergie qu'il stocke ; si $\mathcal{P}_C(t) < 0$, le condensateur délivre au circuit de l'énergie stockée. Il est important de retenir qu'un condensateur ne consomme aucune énergie : l'énergie stockée peut être restituée. L'énergie stockée dans un condensateur est appelée **énergie électrique** (cette dénomination sera expliquée dans le cours d'électromagnétisme de deuxième année).

9.5 Énergie stockée dans une bobine

Calculons la puissance instantanée $\mathcal{P}_L(t)$ reçue par une bobine d'inductance L :

$$\begin{cases} \mathcal{P}_L(t) = u(t)i(t) \\ u(t) = L \frac{di}{dt} \end{cases} \quad \text{donc} \quad \mathcal{P}_L(t) = Li(t) \frac{di}{dt} = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} Li^2(t) \right).$$

Cette puissance peut être aussi bien positive que négative. De manière analogue au condensateur, la bobine stocke à l'instant t l'énergie :

$$\mathcal{E}_{\text{magné}}(t) = \frac{1}{2}Li^2(t).$$

Si $\mathcal{P}_L(t) > 0$, la bobine reçoit de l'énergie qu'elle stocke ; si $\mathcal{P}_L(t) < 0$, la bobine délivre au circuit de l'énergie stockée. Il est important de retenir qu'une bobine ne consomme aucune énergie : l'énergie stockée peut être restituée. L'énergie stockée dans la bobine est appelée **énergie magnétique** (cette dénomination sera expliquée dans le cours d'électromagnétisme de deuxième année).

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- savoir que la charge électrique est quantifiée
- relier l'intensité du courant au débit de charge
- exprimer la condition de l'ARQS en fonction de la taille du circuit et de la fréquence
- ordres de grandeur d'intensités du courant
- ordres de grandeur de tensions
- relations entre l'intensité du courant et la tension pour un résistor, un condensateur, une bobine
- ordres de grandeur de résistances, capacités, inductances
- puissance dissipée par effet Joule dans un résistor
- énergies stockées dans un condensateur et une bobine
- modèle de Thévenin d'une source de tension non idéale
- relation du diviseur de tension
- relation du diviseur de courant
- connaître les notions de résistance d'entrée et de sortie
- loi du condensateur
- loi de la bobine

SAVOIR-FAIRE

- algébriser les grandeurs électriques
- utiliser la loi des mailles
- utiliser les conventions générateur et récepteur
- utiliser des caractéristiques pour trouver graphiquement un point de fonctionnement
- remplacer une association série ou parallèle de résistance par une résistance unique
- utiliser la relation du diviseur de tension
- utiliser la relation du diviseur de courant

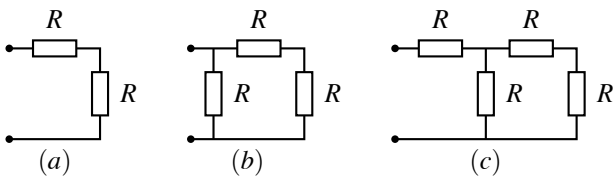
MOTS-CLÉS

- | | | |
|-----------------------------|----------------|----------------------------|
| • charge électrique | • énergie | • résistance d'entrée |
| • intensité du courant | • résistor | • résistance de sortie |
| • tension | • résistance | • caractéristique d'un di- |
| • potentiel | • condensateur | pôle |
| • masse ou référence de po- | • capacité | • point de fonctionnement |
| tentiel | • bobine | d'un circuit |
| • puissance | • inductance | |

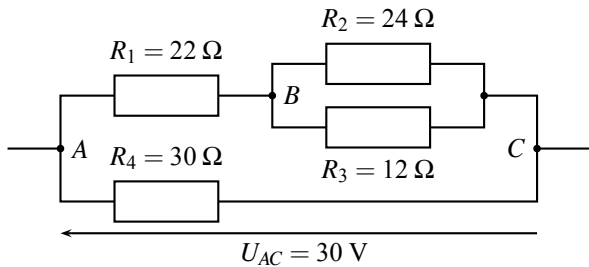
S'ENTRAÎNER

7.1 Associations de résistances (★)

Déterminer en fonction de R la résistance équivalente des dipôles suivants :



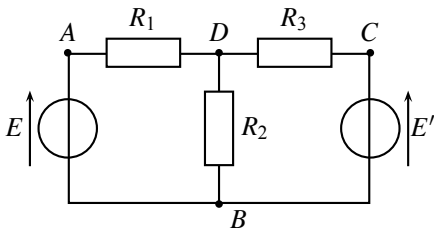
7.2 Association de résistances et intensités (★)



Pour le morceau de montage électrique représenté ci-dessus, déterminer :

- 1. la résistance équivalente entre les nœuds A et C .
- 2. la valeur de la tension U_{BC} .
- 3. les intensités des courants dans chaque résistance.
- 4. la puissance dissipée par effet Joule dans R_4 .

7.3 Loi des nœuds en terme de potentiels (★)

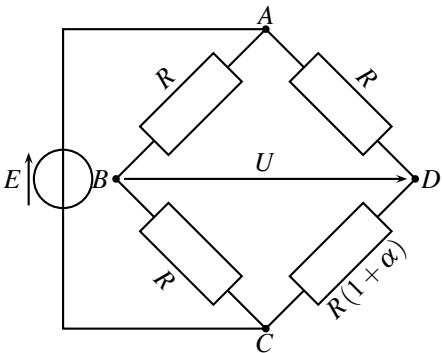


- 1. En partant de la loi des nœuds et de la loi d'Ohm, exprimer le potentiel V_D en fonction des potentiels V_A , V_B , V_C et des résistances R_1 , R_2 et R_3 .
- 2. En déduire la différence de potentiel U_{DB} en fonction de E et E' dans le cas où $R_1 = R_2 = R$ et $R_3 = 2R$. On simplifiera le calcul en choisissant pour masse le point B .

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

7.4 Capteur (★)

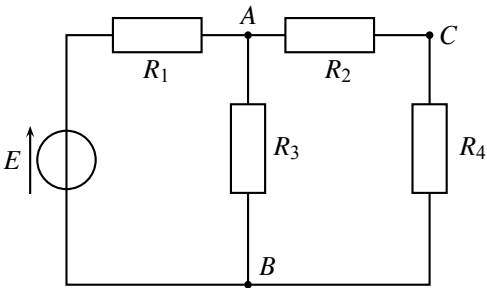
Le montage ci-dessous comporte un générateur de force électromotrice constante E , trois résistors de même résistance R et un capteur équivalent à une résistance électrique $R(1 + \alpha)$ où α est un nombre sans dimension que l'on souhaite déterminer. On mesure la tension U représentée sur le schéma.



1. Établir l'expression de U en fonction de E et α . On pourra utilement préciser la masse dans le circuit.
2. Dans le cas où $\alpha = 0$, calculer la puissance consommée dans le circuit.

7.5 Double pont diviseur (★)

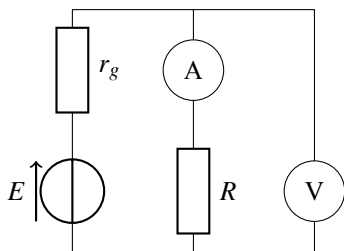
Dans ce circuit les valeurs des composants sont : $R_1 = R_2 = 10 \, \Omega$, $R_3 = R_4 = 20 \, \Omega$, $E = 5 \, \text{V}$.



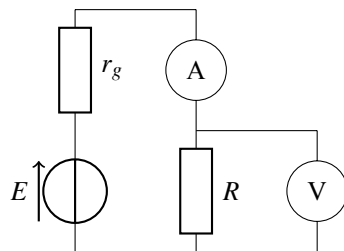
1. Calculer la résistance R_{234} équivalente à R_2 , R_3 et R_4 entre les points A et B.
2. En utilisant deux fois la formule du diviseur de tension calculer U_{CB} .

7.6 Mesure d'une résistance à l'aide d'un voltmètre et d'un ampèremètre (★★)

Pour mesurer la résistance d'un résistor, on dispose d'un voltmètre, d'un ampèremètre et d'un générateur linéaire de tension à vide $E = 10 \, \text{V}$ et de résistance interne $r_g = 50 \, \Omega$. On envisage les deux montages ci-dessous :



Montage longue dérivation



Montage courte dérivation

On modélise le voltmètre par sa résistance interne typique $R_V = 10\text{ M}\Omega$ et l'ampèremètre par sa résistance interne typique $R_A = 100\ \Omega$.

On estime la résistance du résistor par la formule $R_{mes} = \frac{U_{mes}}{I_{mes}}$ où U_{mes} et I_{mes} sont les valeurs mesurées par les deux appareils.

1. Exprimer R_{mes} en fonction de R , R_A et R_V dans le cas du montage longue dérivation.
2. Même question dans le cas du montage courte dérivation.
3. À l'aide des valeurs typiques des résistances internes de l'ampèremètre et du voltmètre données, en déduire le type de montage le plus adapté pour mesurer une résistance R de l'ordre de $10\ \Omega$, de l'ordre de $10^3\ \Omega$ ou de l'ordre de $10^6\ \Omega$.

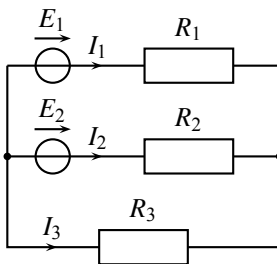
7.7 Modèle de pile (★)

Une pile présente une différence de potentiel de $2,2\text{ V}$ quand elle est traversée par un courant d'intensité égale à $0,20\text{ A}$. La différence de potentiel monte à $3,0\text{ V}$ lorsque l'intensité du courant descend à $0,12\text{ A}$.

1. Préciser numériquement la résistance interne et la force électromotrice du modèle de Thévenin de la pile.
2. Dans la seconde expérience, calculer la puissance fournie par la pile au reste du circuit ainsi que la puissance perdue par effet Joule à l'intérieur de la pile.

7.8 Deux générateurs réels (★)

Dans le montage suivant, $E_1 = 24\text{ V}$, $E_2 = 32\text{ V}$, $R_1 = 2,0\ \Omega$, $R_2 = 4,0\ \Omega$ et $R_3 = 50\ \Omega$.

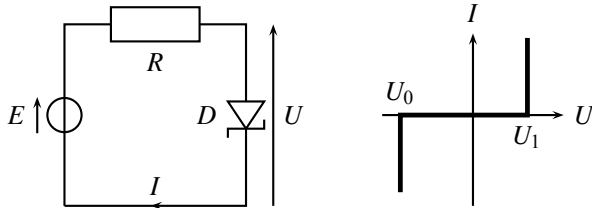


Calculer les valeurs des trois intensités I_1 , I_2 et I_3 .

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

7.9 Point de fonctionnement d'un circuit à diode Zener (★)

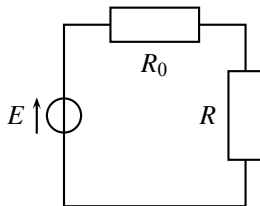
Un générateur idéal de force électromotrice $E > 0$ est branché en série avec une résistance R et une diode Zener D dont la caractéristique courant-tension $I(U)$ est représentée ci-dessous.



1. Déterminer le point de fonctionnement du montage, c'est-à-dire I et U , en fonction de paramètres du montage.
2. Même question lorsqu'on retourne la diode.

7.10 Adaptation de puissance (★)

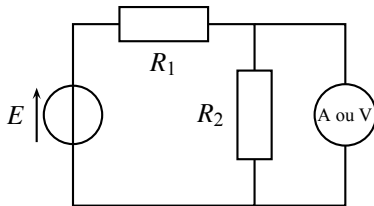
Un générateur présente une tension à vide E et une résistance interne R_0 . Il est branché en série avec une résistance de valeur R . Pour quelle valeur de R la puissance dissipée dans la résistance de valeur R est-elle maximale ? Que vaut alors cette puissance ?



APPROFONDIR

7.11 Résistances d'entrée d'un multimètre (★★)

Dans le circuit ci-dessous : $R_1 = 500 \, \Omega$, $R_2 = 2,00 \, \text{k}\Omega$.



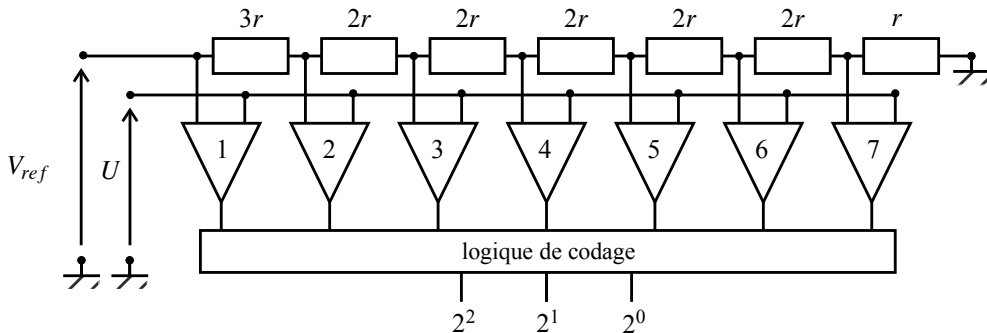
Lorsque le multimètre est en position ampèremètre continu, il mesure un courant de $19,5 \, \text{mA}$. Quelle est la valeur de la tension mesurée lorsqu'on bascule le multimètre en position volt-

mètre continu ? Quelle est la valeur de E ? On répondra en faisant successivement les hypothèses suivantes :

- 1. les résistances d'entrée du multimètre en tant qu'ampèremètre et en tant que voltmètre ont des valeurs idéales ;
- 2. la résistance d'entrée du multimètre est $R_V = 1,00 \text{ M}\Omega$ quand il est un voltmètre et $R_A = 10,0 \text{ }\Omega$ quand il est un ampèremètre.

7.12 Convertisseur analogique vers numérique (d'après Centrale 2015) (★★)

La figure représente un convertisseur 3 bits, qui convertit une tension U comprise entre 0 et V_{ref} . Il est composé de 7 comparateurs, d'une logique de commande et de résistances de valeurs r , $2r$ et $3r$. Les comparateurs ont une résistance d'entrée infinie et délivrent un signal logique qui est au niveau haut lorsque la patte reliée à U a un potentiel supérieur à celui de la patte reliée à V_{ref} par l'intermédiaire des résistances.



- 1. On appelle V_i le potentiel de la patte du comparateur numéro i reliée au banc de résistances. Exprimer les différents potentiels V_i en fonction de V_{ref} .
- 2. La logique de codage fabrique un nombre binaire à trois chiffres égal à 8 moins le nombre de comparateurs dont la sortie logique est au niveau haut. Que peut-on dire de U si ce nombre est égal à $\overline{110}$?

7.13 Panneau photovoltaïque (★★)

La caractéristique courant-tension d'une cellule photovoltaïque de surface S éclairée par un flux lumineux Φ (puissance par unité de surface) est donnée en convention générateur par :

$$I(U) = I_0 \left(1 - \exp \left(\frac{U}{V_0} \right) \right) + kS\Phi,$$

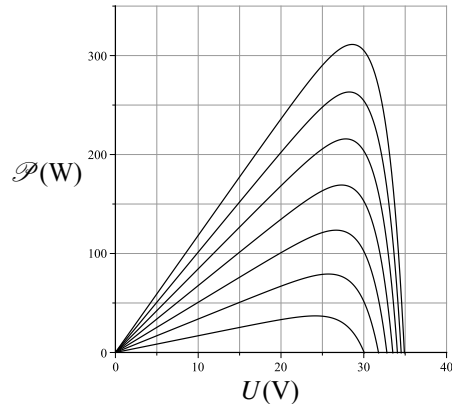
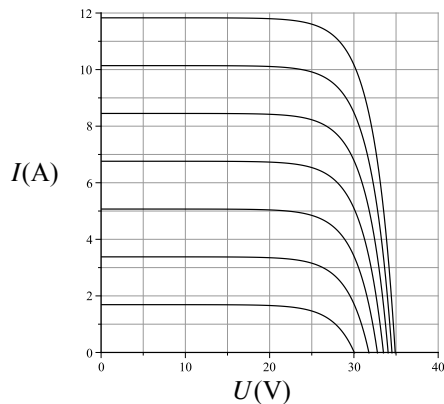
où $I_0 = 10 \text{ }\mu\text{A}$, $V_0 = 26 \text{ mV}$ et $k = 0,50 \text{ A}\cdot\text{W}^{-1}$.

- 1. Exprimer U_{CO} , tension aux bornes de la cellule en circuit ouvert et I_{CC} , intensité à travers la cellule en court-circuit en fonction de V_0 , I_0 , k , S et Φ . Faire l'application numérique pour une cellule carrée de côté $a = 13 \text{ cm}$ et $\Phi = 1,0 \cdot 10^3 \text{ W}\cdot\text{m}^{-2}$.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

Un panneau solaire est constitué de N cellules identiques à la précédente. La figure ci-dessous donne, pour un flux lumineux Φ variant de $2,0 \cdot 10^2 \text{ W}$ à $1,4 \cdot 10^3 \text{ W}$ avec un pas de $2,0 \cdot 10^2 \text{ W}$:

- la caractéristique courant-tension du panneau en convention générateur ;
- la courbe de la puissance délivrée par le panneau en fonction de la tension à ses bornes.

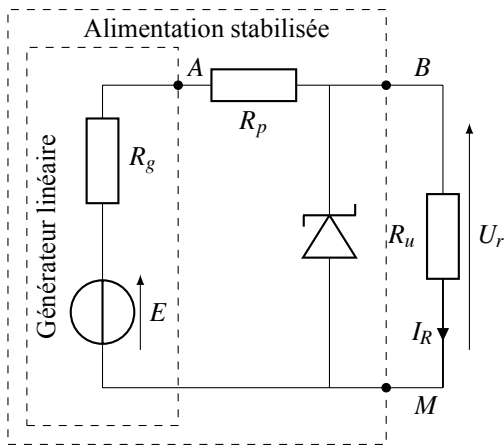


2. Déterminer la manière dont les cellules sont connectées ainsi que la valeur de N sachant que c'est un multiple de 8.
3. Le flux lumineux valant $\Phi = 1,0 \cdot 10^3 \text{ W} \cdot \text{m}^{-2}$, on branche une résistance R_c aux bornes du panneau. Pour quelle valeur $R_{c,\text{max}}$ de R_c la puissance dissipée dans cette résistance est-elle maximale ? Quelles sont les valeurs U_{MP} et I_{MP} de la tension et de l'intensité dans ce cas ?
4. Quelle est la puissance fournie par le panneau pour la même valeur du flux lumineux si $R_c = 3,0 \Omega$?
5. On définit le rendement η comme le rapport de la puissance électrique fournie à la puissance lumineuse reçue. Calculer la valeur de η dans les conditions des deux questions précédentes.

7.14 Fabrication d'une alimentation stabilisée en tension à bas coût (★★★)

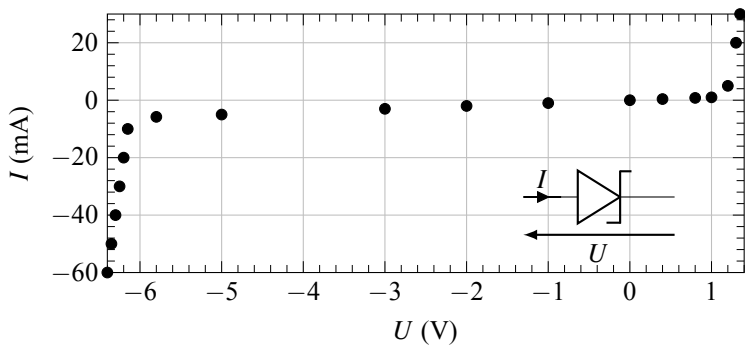
On dispose d'un générateur linéaire qui fournit une tension continue. Malheureusement, cette tension n'est pas stable : la tension à vide E qu'il délivre varie entre 11,0 V et 13,0 V.

On souhaite réaliser une alimentation stabilisée en tension à bas coût à l'aide de ce générateur. Pour stabiliser la tension, on réalise le montage ci-dessous utilisant une diode Zener montée en inverse. On souhaite prévoir la valeur de la résistance de protection R_p nécessaire pour protéger la diode, ainsi que l'efficacité de la stabilisation en tension aux bornes de R_u obtenue grâce à ce montage. La résistance interne R_g du générateur linéaire vaut $R_g = 50 \Omega$.



1. Étude de la diode Zener seule

Une étude expérimentale de la diode Zener permet d’obtenir la caractéristique statique de ce dipôle fournie ci-dessous.



- a. Déterminer les trois domaines de la caractéristique qui présentent une allure quasi rectiligne. Préciser la zone de fonctionnement de la diode pour laquelle la tension U à ses bornes est négative et quasiment constante.
- b. Précisez la plage de variation de I permettant de travailler dans cette zone.
- c. Établir l’équation liant I et U dans cette zone.
- d. La mettre sous la forme $U = -U_z + R_z \times I$ où U_z et R_z sont des constantes positives à déterminer.
- e. En déduire que la diode Zener peut être modélisée par un modèle de Thévenin dont on précisera les caractéristiques.

On suppose maintenant que la diode Zener est montée dans le schéma ci-dessus et travaille dans ce mode de fonctionnement dit mode de polarisation inverse.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

2. Stabilisation de la tension

Pour cette question, on fixe $R_p = 50 \, \Omega$ et $R_u = 200 \, \Omega$.

- Déterminer à l'aide des lois de l'électrocinétique le courant I_R traversant la résistance R_u . L'exprimer en fonction de E , U_z , R_z , R_g , R_p et R_u .
- En déduire numériquement la plage de variation de I_R pour E fluctuant de $E_{\min} = 11,0 \, \text{V}$ à $E_{\max} = 13,0 \, \text{V}$. On admet que $U_z = 6,1 \, \text{V}$ et $R_z = 5,0 \, \Omega$.
- En déduire numériquement la plage de variation de U_R dans les mêmes conditions ainsi que sa variation relative.
- Comparer avec la variation relative de E et conclure sur l'efficacité de la stabilisation en tension réalisée.

3. Choix de la résistance de protection R_p

Pour cette question, R_p n'est pas fixée. En revanche, pour simplifier les calculs, on fait l'hypothèse que R_z est négligeable de sorte que la tension U aux bornes de la diode est fixée à $U = -U_z$ et que le générateur est en sortie ouverte donc $R_u = \infty$ et $I_R = 0 \, \text{A}$.

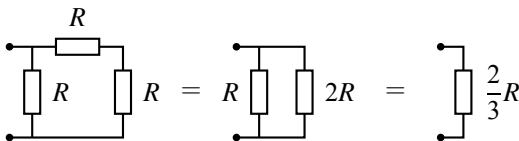
Le constructeur indique que la diode ne supporte pas une puissance supérieure à $P_{\max} = 0,40 \, \text{W}$. La tension à vide fournie par le générateur vaut $E = 12,0 \, \text{V}$.

- Exprimer le courant maximum (en valeur absolue) admissible pour la diode en fonction de U_z et $P_{\max}$.
- En déduire la valeur minimale admissible pour R_p .
- En utilisant la question 1.b., établir la valeur maximale admissible de R_p pour que la diode fonctionne bien en polarisation inverse.

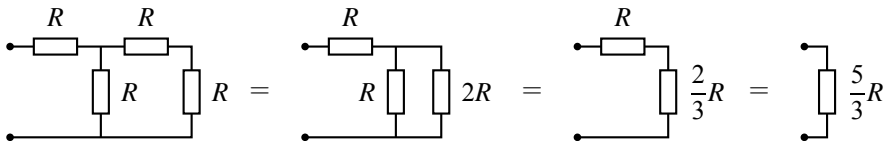
CORRIGÉS

7.1 Associations de résistances

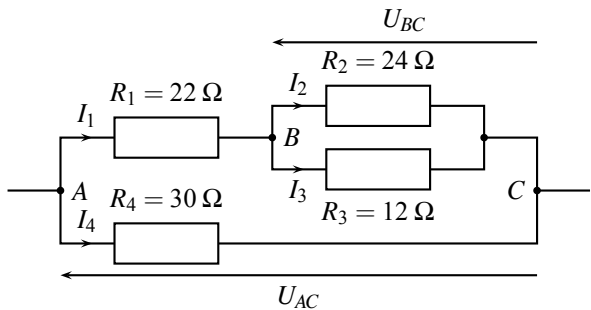
Dans le circuit (a), les deux résistances sont en série, leur résistance équivalente est $R_a = 2R$. Dans le circuit (b), on utilise la résistance équivalente $2R$ des deux résistances en série pour trouver deux résistances en parallèle : $\frac{1}{R_b} = \frac{1}{R} + \frac{1}{2R} = \frac{3}{2R}$ donc $R_b = \frac{2}{3}R$ (voir ci-dessous).



Dans le circuit (c), même méthode : $R_c = R + \frac{2}{3}R = \frac{5}{3}R$ (voir ci-dessous).



7.2 Association de résistances et intensités



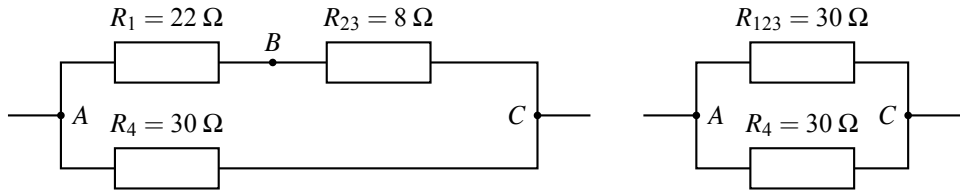
1. R_2 et R_3 sont en parallèle, équivalentes à une unique résistance R_{23} telle que :

$$\frac{1}{R_{23}} = \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \quad \text{donc} \quad R_{23} = 8 \, \Omega.$$

R_1 et R_{23} sont alors en série, équivalentes à une unique résistance $R_{123} = R_1 + R_{23} = 30 \, \Omega$. Finalement R_4 et R_{123} sont en parallèle, équivalent à une unique résistance R_{1234} telle que :

$$\frac{1}{R_{1234}} = \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_{123}} \quad \text{donc} \quad R_{1234} = 15 \, \Omega.$$

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS



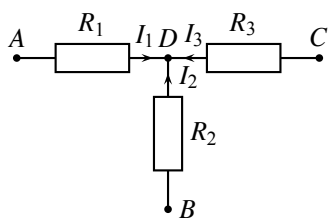
2. Les résistances R_1 et R_{23} forment un diviseur de tension :

$$\frac{U_{BC}}{U_{AC}} = \frac{R_{23}}{R_{23} + R_1} \quad \text{donc} \quad U_{BC} = \frac{R_{23}}{R_{23} + R_1} U_{AC} = 8 \text{ V.}$$

3. $U_{AB} = U_{AC} - U_{BC} = 22 \text{ V}$ puis, avec la loi d'Ohm, avec le courant orienté en convention récepteur, $I_1 = \frac{U_{AB}}{R_1} = 1 \text{ A}$. De même : $I_2 = \frac{U_{BC}}{R_2} = 0,33 \text{ A}$, $I_3 = \frac{U_{BC}}{R_3} = 0,67 \text{ A}$ et $I_4 = \frac{U_{AC}}{R_4} = 1 \text{ A}$.

4. $\mathcal{P}_J = R_4 I_4^2 = 30 \text{ W}$.

7.3 Loi des nœuds en terme de potentiels



1. La loi des nœuds indique que la somme des courants entrant dans un nœud est égale à celle sortant du nœud : $I_1 + I_2 + I_3 = 0$.

En exprimant ces intensités avec la loi d'Ohm, en faisant bien attention à se placer en convention récepteur :

$$\frac{U_{AD}}{R_1} + \frac{U_{BD}}{R_2} + \frac{U_{CD}}{R_3} = 0.$$

On réécrit cette relation avec les potentiels :

$$\frac{V_A - V_D}{R_1} + \frac{V_B - V_D}{R_2} + \frac{V_C - V_D}{R_3} = 0 \quad \text{d'où} \quad V_D = \frac{\frac{V_A}{R_1} + \frac{V_B}{R_2} + \frac{V_C}{R_3}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3}}.$$

2. En prenant le point B pour masse, on a : $V_A = U_{AB} = E$, $V_B = 0$ et $V_C = U_{CB} = E'$;
par suite : $V_D = \frac{\frac{E}{R} + \frac{E'}{2R}}{\frac{1}{R} + \frac{1}{R} + \frac{1}{2R}} = \frac{2E + E'}{5}$. Finalement : $U_{DB} = V_D = \frac{2E + E'}{5}$.

7.4 Capteur

1. E impose une différence de potentiel. On choisit de mettre la masse en C , donc $V_C = 0$ et $V_A = E$. La tension mesurée est : $U = V_D - V_B$.

Les résistances de la branche ABC forment un diviseur de tension, donc :

$$V_B = U_{BC} = \frac{R}{R + R} U_{AC} = \frac{E}{2}.$$

Et avec les résistances de la branche ADC : $V_D = U_{DC} = \frac{R(1 + \alpha)}{R + R(1 + \alpha)} U_{AC} = E \frac{(1 + \alpha)}{2 + \alpha}$.

On en tire : $U = U_{DB} = V_D - V_B = E \left(\frac{1 + \alpha}{2 + \alpha} - \frac{1}{2} \right) = E \frac{\alpha}{2(2 + \alpha)}$.

2. Les 4 résistances branchées entre A et C sont équivalentes à 2 résistances $2R$ en parallèle, c'est à dire une résistance R_{eq} telle que : $\frac{1}{R_{eq}} = \frac{1}{2R} + \frac{1}{2R} = \frac{1}{R}$ soit $R_{eq} = R$. On en déduit la

puissance consommée par les résistances : $\mathcal{P} = \frac{U_{AC}}{R_{eq}} = \frac{E^2}{R}$. Cette puissance est dissipée par effet Joule.

7.5 Double pont diviseur

1. R_2 et R_4 sont montées en série donc équivalentes entre les points A et B à la résistance $R_{24} = R_2 + R_4 = 30 \, \Omega$; R_{24} et R_3 sont montées en parallèle donc équivalentes entre les points A et B à $R_{234} = \frac{R_{24} R_3}{R_{24} + R_3} = 12 \, \Omega$.

2. On applique la formule du diviseur de tension avec les résistances R_1 et R_{234} qui sont en série : $U_{AB} = E \frac{R_{234}}{R_1 + R_{234}} = 2,7 \, \text{V}$; puis on applique la formule du diviseur de tension avec

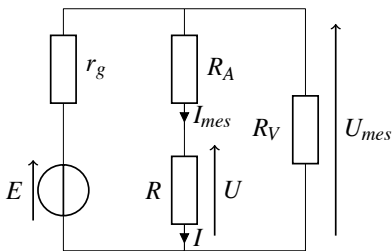
les résistances R_2 et R_4 : $U_{CB} = U_{AB} \frac{R_4}{R_2 + R_4} = 1,8 \, \text{V}$.



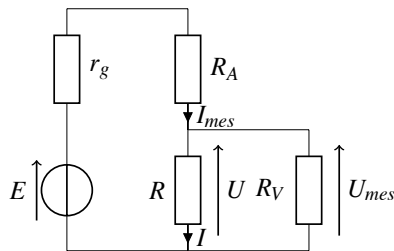
Il n'est pas possible d'appliquer la formule du diviseur de tension avec les résistances R_1 et R_3 car ces deux résistances ne sont pas en série (elles ne sont pas parcourues par le même courant).

7.6 Mesure d'une résistance à l'aide d'un voltmètre et d'un ampèremètre

Les schémas équivalents aux deux montages sont les suivants :



Montage longue dérivation



Montage courte dérivation

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

La résistance est $R = \frac{U}{I}$, mais on détermine expérimentalement : $R_{mes} = \frac{U_{mes}}{I_{mes}}$.

1. Dans le montage longue dérivation, on a bien $I_{mes} = I$ mais $U_{mes} = (R + R_A)I$ de sorte que :

$$R_{mes,LD} = R + R_A.$$

2. Dans le montage courte dérivation, on a bien $U_{mes} = U$ mais $I_{mes} = I + \frac{U}{R_V}$ de sorte que :

$$R_{mes,CD} = \frac{U}{I + \frac{U}{R_V}} = \frac{1}{\frac{1}{R} + \frac{1}{R_V}} = \frac{RR_V}{R + R_V}.$$

3. Le montage le plus adapté pour mesurer une résistance R et celui pour lequel R_{mes} est le plus proche possible de R .

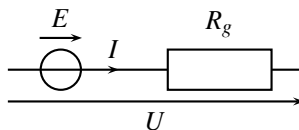
Pour R de l'ordre de 10Ω , $R_{mes,CD} = \frac{RR_V}{R + R_V} \simeq R$, alors que $R_{mes,LD} = R + R_A \simeq R_A$! Il est donc préférable d'utiliser le montage courte dérivation.

Pour une résistance de l'ordre de $10^3 \Omega$, $R_{mes,LD}$ conduit à une erreur systématique de l'ordre de 10% alors que $R_{mes,CD}$ donne une erreur systématique de l'ordre de 0,1%. Le montage courte dérivation est donc préférable.

Pour une résistance de l'ordre de $10^6 \Omega$, $R_{mes,CD}$ donne une erreur systématique de l'ordre de 10% alors que $R_{mes,LD}$ conduit à une erreur systématique de l'ordre de 0,1%. Le montage longue dérivation est donc préférable.

7.7 Modèle de pile

1. Le modèle de Thévenin du générateur est le suivant. On prend bien garde à orienter la tension à vide E et l'intensité I du courant en convention générateur.



L'énoncé précise les valeurs de U en fonction de I , liées par la relation $U = E - R_g I$. D'où le système :

$$\begin{cases} E - R_g \times 0,2 = 2,2 \\ E - R_g \times 0,12 = 3,0 \end{cases} \quad \text{donc} \quad \begin{cases} E = 4,2 \text{ V} \\ R_g = 10 \Omega \end{cases}$$

2. Pour la seconde expérience, la puissance fournie au circuit est $\mathcal{P} = UI = 0,36 \text{ W}$ et la puissance dissipée par effet Joule dans la pile est $\mathcal{P}_J = R_g I^2 = 0,14 \text{ W}$.

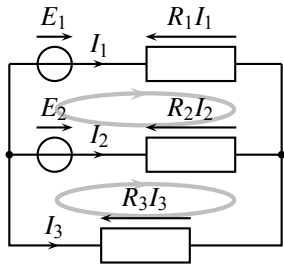
7.8 Deux générateurs réels

Trois inconnues sont à trouver : I_1 , I_2 et I_3 . Il faut donc trois équations, obtenues avec la loi des nœuds et la loi des mailles.

La loi des nœuds s'écrit : $I_1 + I_2 + I_3 = 0$.

La loi des mailles pour chacune des deux mailles orientées dans le sens indiqué sur le schéma s'écrit :

$$E_1 - R_1 I_1 + R_2 I_2 - E_2 = 0, \quad E_2 - R_2 I_2 + R_3 I_3 = 0.$$



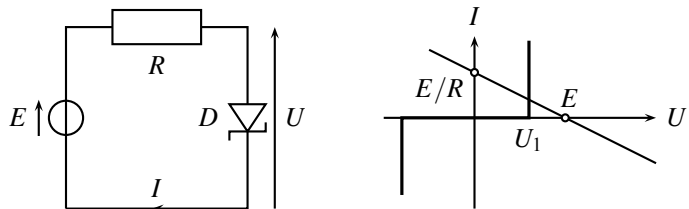
En résolvant le système de 3 équations à 3 inconnues on trouve :

$$I_1 = \frac{E_1 R_2 + (E_1 - E_2) R_3}{R_2 R_3 + R_1 R_2 + R_3 R_1}, \quad I_2 = \frac{E_2 R_1 - (E_1 - E_2) R_3}{R_2 R_3 + R_1 R_2 + R_3 R_1}, \quad I_3 = -\frac{E_2 R_1 + E_1 R_2}{R_2 R_3 + R_1 R_2 + R_3 R_1}.$$

Numériquement : $I_1 = -1,0 \text{ A}$, $I_2 = 1,5 \text{ A}$ et $I_3 = -5,2 \cdot 10^{-1} \text{ A}$.

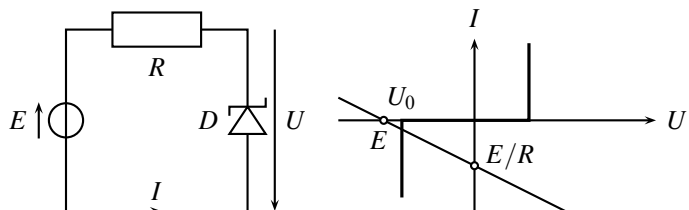
7.9 Point de fonctionnement d'un circuit à diode Zener

Notons U la tension aux bornes de la diode Zener, en convention récepteur. Le générateur et la résistance imposent $U = E - RI$, soit $I = \frac{E}{R} - \frac{U}{R}$.



1. Deux cas : si $E > U_1$ alors le point de fonctionnement est en $\left(U = U_1, I = \frac{E - U_1}{R} \right)$, si $E < U_1$, alors il est en $(U = E, I = 0)$.

2. On change l'orientation de I et U , toujours en convention récepteur, afin de garder I dans le sens de la diode et conserver ainsi la caractéristique $I(U)$ inchangée. Aux bornes du générateur et de la résistance, $U = -E - RI$ et donc $I = -\frac{U + E}{R}$.



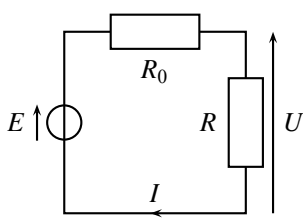
CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

Deux cas : si $E < U_0$ alors le point de fonctionnement est en $\left(U = U_0, I = -\frac{E + U_0}{R} \right)$,
si $E > U_0$, alors il est en $(U = E, I = 0)$.

7.10 Adaptation de puissance

La tension U aux bornes de R est obtenue avec un diviseur de tension : $U = E \frac{R}{R + R_0}$.

La puissance reçue par R est : $\mathcal{P}_J = \frac{U^2}{R} = \frac{R}{(R + R_0)^2} E^2$.

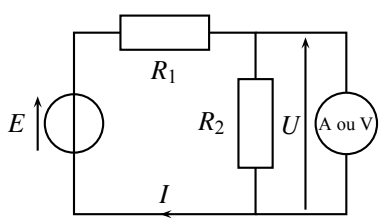


Il faut maximiser la fonction $\mathcal{P}_J(R)$. Cette fonction est maximale quand sa dérivée est nulle :

$$\frac{d\mathcal{P}_J}{dR} = \frac{d}{dR} \left(R(R + R_0)^{-2} \right) = (R + R_0)^{-2} + R(-2)(R + R_0)^{-3} = \frac{R_0 - R}{(R + R_0)^3}.$$

La dérivée s'annule quand $R = R_0$. Le graphe de la fonction $R \mapsto \frac{R}{(R + R_0)^2} E^2$ montre qu'elle n'admet qu'un maximum. La puissance dissipée dans R est donc maximale quand $R = R_0$, et alors $\mathcal{P}_J = \frac{E^2}{4R_0}$.

7.11 Résistances d'entrée d'un multimètre



1. Le multimètre en ampèremètre a une résistance d'entrée nulle, donc il court-circuite la résistance R_2 . Alors la tension U aux bornes de R_2 est nulle et l'intensité I traversant le générateur et R_1 passe entièrement dans l'ampèremètre ; c'est l'intensité mesurée par l'appareil : $I = I_{\text{mesuré}} = 19,5 \text{ mA}$. La loi des mailles s'écrit : $E - R_1 I - U = 0$; on en tire $E = R_1 I = R_1 I_{\text{mesuré}} = 9,75 \text{ V}$.

Le multimètre en voltmètre a une résistance d'entrée infinie, donc il est traversé par une intensité nulle ; alors l'intensité I traverse R_1 et R_2 ; la loi du diviseur de tension donne alors :

$$U = \frac{R_2}{R_1 + R_2} E = 7,80 \text{ V}.$$

2. Le multimètre en ampèremètre a une résistance R_A ; d'après la loi du diviseur de courant il est traversé par l'intensité $I_{\text{mesuré}} = I \frac{R_2}{R_2 + R_A}$ on en déduit $I = \frac{R_2 + R_A}{R_2} I_{\text{mesuré}}$. D'après la loi d'Ohm pour l'ampèremètre : $U = R_A I_{\text{mesuré}}$. La loi des mailles s'écrit : $E - R_1 I - U = 0$. Finalement : $E = R_1 \frac{R_2 + R_A}{R_2} I_{\text{mesuré}} + R_A I_{\text{mesuré}} = 9,99 \text{ V}$.
Lorsque le multimètre est en voltmètre, la résistance équivalente à R_2 en parallèle avec le voltmètre est : $R_e = \frac{R_2 R_V}{R_2 + R_V} = 1996 \Omega$. Les résistances R_1 et R_e forment un diviseur de tension et : $U = E \frac{R_e}{R_1 + R_e} = 7,99 \text{ V}$.

7.12 Convertisseur analogique vers numérique

1. Les comparateurs ayant des résistances d'entrée infinies, aucun courant ne passe dans leurs pattes de connexion. Ainsi, les sept résistances sont parcourues par la même intensité. Cette intensité s'écrit d'après la loi d'Ohm : $I = \frac{V_{\text{ref}}}{r_T}$ où $r_T = r + 5 \times 2r + 3r = 14r$.

La formule du diviseur de tension donne : $V_7 = \frac{r}{r_T} V_{\text{ref}} = \frac{1}{14} V_{\text{ref}}$, $V_6 = \frac{r + 2r}{r_T} V_{\text{ref}} = \frac{3}{14} V_{\text{ref}}$,
 $V_5 = \frac{r + 2 \times 2r}{r_T} V_{\text{ref}} = \frac{5}{14} V_{\text{ref}}$, $V_4 = \frac{r + 3 \times 2r}{r_T} V_{\text{ref}} = \frac{7}{14} V_{\text{ref}}$, $V_3 = \frac{r + 4 \times 2r}{r_T} V_{\text{ref}} = \frac{9}{14} V_{\text{ref}}$,
 $V_2 = \frac{r + 5 \times 2r}{r_T} V_{\text{ref}} = \frac{11}{14} V_{\text{ref}}$ et $V_1 = V_{\text{ref}}$.

2. $\overline{110} = 1 \times 2^2 + 1 \times 2^1 + 0 \times 2^0 = 5$. Ainsi 3 comparateurs sont au niveau haut ; ce sont les comparateurs 7, 6 et 5 qui comparent U aux tensions les plus faibles. Le comparateur 5 étant au niveau haut, $U > V_5$; le comparateur 4 étant au niveau bas, $U < V_4$. On en conclut que la tension U est comprise entre $\frac{5}{14} V_{\text{ref}}$ et $\frac{7}{14} V_{\text{ref}}$.

7.13 Panneau photovoltaïque

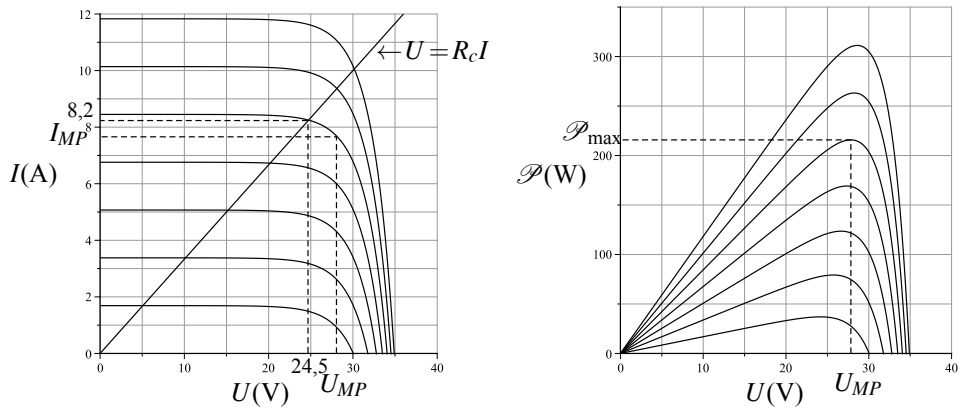
1. La tension aux bornes de la cellule en circuit ouvert est donnée par l'équation $I(U_{CO}) = 0$ soit $U_{CO} = V_0 \ln \left(1 + \frac{ka^2 \Phi}{I_0} \right) = 0,35 \text{ V}$. Le courant de court-circuit est donné par l'équation $I_{CC} = I(U = 0) = ka^2 \Phi = 8,5 \text{ A}$.

2. On lit sur le graphe, pour $\Phi = 1,0 \cdot 10^3 \text{ W} \cdot \text{m}^{-2}$, une tension en circuit ouvert $U'_{CO} = 34 \text{ V}$ et un courant de court-circuit $I'_{CC} = 8,5 \text{ A}$. Cette intensité étant la même que pour une seule cellule, on en déduit que les cellules sont branchées en série. La tension aux bornes du panneau est alors la somme de tensions aux bornes des cellules, c'est-à-dire N fois la tension aux bornes d'une cellule. On en déduit $N = \frac{U'_{CO}}{U_{CO}}$ soit $N = 96$ (plus proche multiple de 8).

3. On lit sur le graphe de droite que la puissance a sa valeur maximale $\mathcal{P}_{\text{max}} \simeq 2,2 \cdot 10^2 \text{ W}$ lorsque la tension vaut $U_{MP} \simeq 28 \text{ V}$; pour cette valeur de la tension on lit sur la caractéristique la valeur de l'intensité : $I_{MP} \simeq 7,8 \text{ A}$. Or la résistance branchée aux bornes du panneau impose la relation $U = R_c I$ entre la tension et l'intensité ; pour que la puissance soit maximale elle doit avoir la valeur $R_{c,\text{max}} = \frac{U_{MP}}{I_{MP}} = 3,6 \Omega$.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

4. Sachant que $R_c = 3 \, \Omega$, on peut tracer la droite $U = R_c I$ sur le même graphe que la caractéristique du panneau. On trouve alors le point de fonctionnement à l'intersection des deux ; il a pour coordonnées : $(I, U) = (8,2 \, \text{A}; 24,5 \, \text{V})$. On en déduit la puissance fournie : $\mathcal{P} = UI = 2,0 \cdot 10^2 \, \text{W}$.

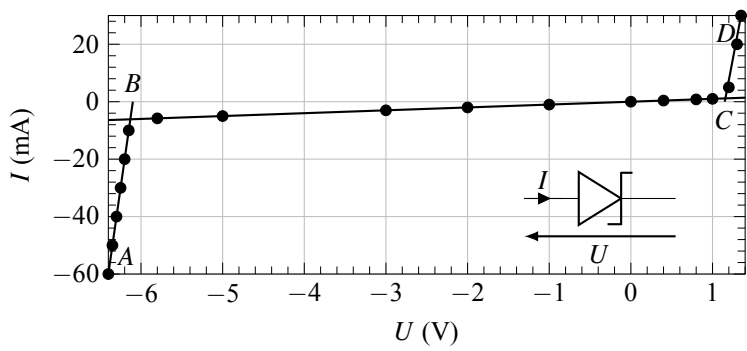


5. La puissance lumineuse reçue par le panneau est $\mathcal{P}_{\text{lum}} = Na^2\Phi = 1,6 \cdot 10^3 \, \text{W}$; on en déduit le rendement : pour $R_{c,\text{max}}$, $\eta_{\text{max}} = 14\%$ et pour $R_c = 3 \, \Omega$, $\eta = 12\%$.

7.14 Fabrication d'une alimentation stabilisée en tension à bas coût

1. Étude de la diode Zener seule

a. On détermine graphiquement trois zones (AB, BC et CD) de fonctionnement linéaire. La zone AB correspond à une tension $U \simeq -6,2 \, \text{V} < 0$. C'est la zone recherchée.



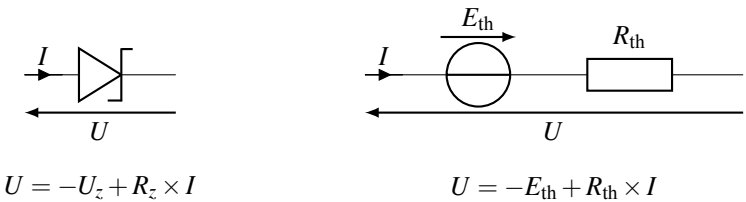
b. Cette zone AB correspond à $I \in [-60 \, \text{mA}; -10 \, \text{mA}]$.

c. La droite (AB) passe par les points ($U = -6,1 \text{ V}$, $I = 0,000 \text{ A}$) et ($U = -6,4 \text{ V}$, $I = -0,060 \text{ A}$). Elle vérifie l'équation :

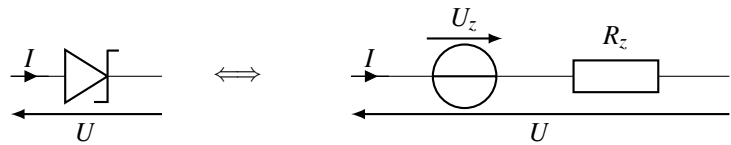
$$U + 6,1 \text{ V} = \frac{6,4 - 6,1}{0,06 - 0} I \iff U_{\text{en V}} = -6,1 \text{ V} + 5,0 \Omega \times I_{\text{en A}}.$$

d. L'équation précédente est sous la forme $U = -U_z + R_z \times I$ avec $U_z = 6,1 \text{ V}$ et $R_z = 5,0 \Omega$.

e. On peut modéliser la diode Zener par un modèle de Thévenin en faisant particulièrement attention aux orientations choisies pour les différents dipôles :

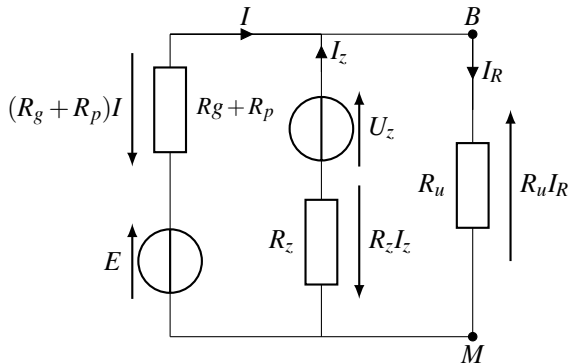


Pour assurer l'équivalence des dipôles, il faut $U_z = E_{th}$ et $R_z = R_{th}$ et $I < I_{z,min} = -10 \text{ mA}$ et on obtient l'équivalence suivante :



2. Stabilisation de la tension

a. On commence par redessiner le schéma électrique en remplaçant la diode Zener par son modèle de Thévenin équivalent, en prenant soin de bien orienter tous les dipôles. Comme on cherche un courant, on évite d'introduire des tensions intermédiaires et on écrit les tensions aux bornes des résistances en fonction des courants à l'aide de la loi d'Ohm.



On a trois courants inconnus et trois équations : la loi des nœuds en A et deux lois des mailles. Étant donné que l'on recherche le courant I_R , on utilise les mailles qui font intervenir I_R donc la grande maille et la maille de droite :

$$\begin{cases} I + I_z &= I_R \\ E - (R_g + R_p)I &= R_u I_R \\ U_z - R_z I_z &= R_u I_R \end{cases}$$

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

On exprime les courants I et I_z en fonction de I_R grâce aux deux dernières équations et on injecte dans la loi des nœuds :

$$\begin{cases} I = \frac{E - R_u I_R}{R_g + R_p} \\ I_z = \frac{U_z - R_u I_R}{R_z} \end{cases} \implies \frac{E - R_u I_R}{R_g + R_p} + \frac{U_z - R_u I_R}{R_z} = I_R,$$

$$\text{puis : } I_R \left(1 + \frac{R_u}{R_g + R_p} + \frac{R_u}{R_z} \right) = \frac{E}{R_g + R_p} + \frac{U_z}{R_z} \implies I_R = \frac{\frac{E}{R_g + R_p} + \frac{U_z}{R_z}}{1 + \frac{R_u}{R_g + R_p} + \frac{R_u}{R_z}}.$$

Finalement, on trouve :

$$I_R = \frac{ER_z + U_z(R_g + R_p)}{R_u R_z + (R_g + R_p)(R_u + R_z)}.$$

b. Numériquement, $R_p = 50 \, \Omega$, $R_u = 200 \, \Omega$, $R_z = 5,0 \, \Omega$, $U_z = 6,1 \, \text{V}$ et $E \in [11 \, \text{V}; 13 \, \text{V}]$ donc :

$$I_R \in [0,0309 \, \text{A}; 0,0314 \, \text{A}].$$

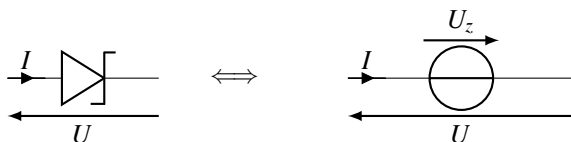
c. $U_R = R_u I_R$ avec $R_u = 200 \, \Omega$ donc : $I_R \in [6,18 \, \text{V}; 6,28 \, \text{V}]$.

On a alors $\langle U_R \rangle = 6,23 \, \text{V}$ et $\Delta U_R = 0,05 \, \text{V}$ d'où une variation relative $\frac{\Delta U_R}{\langle U_R \rangle} = \frac{0,05}{6,23} = 0,8\%$.

d. La variation relative de E était de $\frac{\Delta E}{E} = \frac{1}{12} = 8,3\%$. Celle sur U_R n'est que de $0,8\%$.
On a gagné un facteur 10 pour la stabilité de la tension.

3. Choix de la résistance de protection R_p

On néglige R_z de sorte que la diode est modélisée comme ci-dessous :



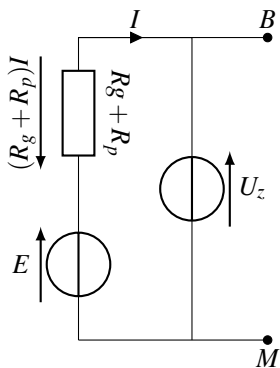
a. La puissance reçue par la diode en convention récepteur vaut $\mathcal{P} = UI$. En polarisation inverse, $I < 0$ et $U = -U_z < 0$ de sorte que la diode reçoit bien une puissance positive puisqu'il s'agit d'un récepteur.

Cette puissance doit rester inférieure à $\mathcal{P}_{\max}$. Comme $U = -U_z$, le courant maximum (en valeur absolue) admissible pour la diode vérifie :

$$\mathcal{P} = -U_z I = U_z |I| < \mathcal{P}_{\max} \implies |I| < \frac{\mathcal{P}_{\max}}{U_z} = I_{\max} = \frac{0,40}{6,1} = 0,066 \, \text{A}.$$

Au-delà de cette valeur, la diode risque d'être détruite.

b. Pour protéger la diode, on utilise une résistance de protection qui permet de limiter le courant dans la diode. Comme le courant fourni par le générateur se partage entre la diode et R_u , il est maximum dans la diode lorsque $R_u = +\infty$ (alimentation stabilisée en sortie ouverte). Dans ces conditions, on obtient le schéma suivant pour le circuit :



La loi des mailles donne : $E - (R_g + R_p)I = U_z$ d'où on tire

$$I = \frac{E - U_z}{R_g + R_p}.$$

Comme $I < I_{\max}$ pour que la diode ne soit pas détruite, il faut :

$$I = \frac{E - U_z}{R_g + R_p} < I_{\max} \Rightarrow R_g + R_p > \frac{E - U_z}{I_{\max}} = \frac{(E - U_z)U_z}{\mathcal{P}_{\max}}.$$

On en déduit :

$$R_p > \frac{(E - U_z)U_z}{\mathcal{P}_{\max}} - R_g = R_{p,\min} = \frac{(12 - 6,1) \times 6,1}{40} - 50 = 40 \, \Omega$$

c. Pour rester dans le mode de fonctionnement linéaire de la diode (partie AB de la caractéristique), le courant dans la diode doit rester inférieur à $I_{\lim} = -10 \text{ mA}$. On en déduit :

$$I = \frac{E - U_z}{R_g + R_p} > |I_{\lim}| \Rightarrow R_p < \frac{E - U_z}{|I_{\lim}|} - R_g = R_{p,\max} = \frac{(12 - 6,1)}{0,010} - 50 = 540 \, \Omega.$$

Cette valeur maximale possible pour la résistance de protection décroît si R_u n'est pas infinie. En pratique, on choisit donc R_p tout juste supérieure à $R_{p,\min} = 40 \, \Omega$ d'où le choix de $50 \, \Omega$.

CHAPITRE 7 – CIRCUITS ÉLECTRIQUES DANS L'ARQS

Circuit linéaire du premier ordre

8

Les intensités et tensions dans les circuits étudiés dans ce chapitre dépendent du temps. Pour les calculer, on est amené à résoudre une équation différentielle du premier ordre.

1 Étude expérimentale d'un circuit RC série

On étudie un circuit série constitué par un résistor et un condensateur. Ce circuit est alimenté par un générateur basse fréquence, nommé dans la suite par son acronyme GBF.

1.1 Montage

Le circuit est représenté sur la figure 8.1. Le GBF est équivalent à un générateur de Thévenin de résistance interne R_g et force électromotrice variable $e(t)$. On cherche à observer le comportement du circuit lorsque :

$$e(t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ E_0 = 1 \text{ V} & \text{si } t > 0 \end{cases} .$$

L'oscilloscope est branché de manière qu'on observe simultanément la tension aux bornes du GBF sur la voie 1 et la tension $u_C(t)$ aux bornes du condensateur sur la voie 2.

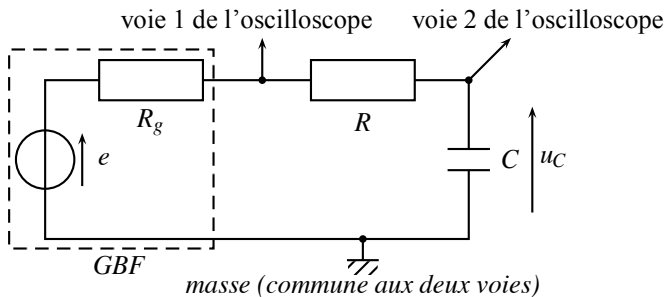


Figure 8.1 – Circuit étudié.

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

1.2 Régimes transitoire et établi

La figure 8.2 montre l'écran de l'oscilloscope.

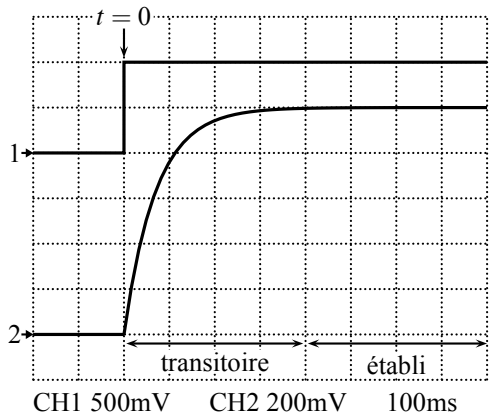
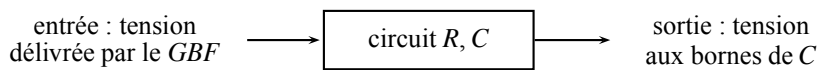


Figure 8.2 – Formes d'onde d'un essai indiciel : sur la voie 1 $e(t)$ et sur la voie 2 $u_C(t)$.

La tension aux bornes du condensateur (voie 2) passe de 0 à 5 carreaux, c'est-à-dire de 0 à $5 \times 200 \text{ mV}$ par carreau = 1 V, en approximativement $3,5 \text{ carreaux} \times 100 \text{ ms}$ par carreau = 350 ms. On définit alors deux régimes :

- le **régime établi**, ou **régime permanent**, pour lequel la sortie est constante comme l'entrée ;
- le **régime transitoire**, entre l'instant initial et le début du régime établi.

Le montage est symboliquement représenté par :



Le signal délivré par le GBF est nommé **échelon de tension**. La réponse du circuit constitué de la résistance R et du condensateur de capacité C est nommée **réponse indicielle**.

Remarque

La tension aux bornes du GBF passe de 0 à 2 carreaux, c'est-à-dire de 0 à $2 \times 500 \text{ mV}$ = 1 V de manière quasi-instantanée. Le fait qu'elle soit quasiment égale à $e(t)$ montre que la résistance de sortie R_g du GBF est très inférieure à la résistance R du résistor.

2 Modélisation

2.1 Simplification du montage

On simplifie le circuit en négligeant R_g devant R . Le montage devient :

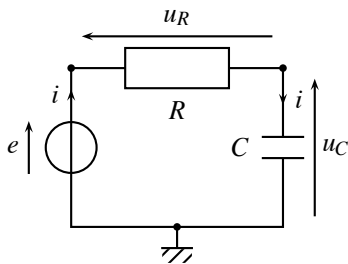


Figure 8.3 – Circuit simplifié.

2.2 Équation différentielle sur $u_C(t)$

La loi des mailles impose :

$$e(t) = u_R(t) + u_C(t).$$

En notant $i(t)$ l'intensité du courant dans le circuit on a, d'après la loi d'Ohm et la loi du condensateur : $u_R(t) = Ri(t)$ et $i(t) = C \frac{du_C}{dt}$, donc $u_R(t) = RC \frac{du_C}{dt}$. La loi des mailles devient alors :

$$e(t) = RC \frac{du_C}{dt} + u_C(t).$$

À chaque instant, la tension $u_C(t)$ est liée à sa dérivée et à la tension $e(t)$ imposée par le GBF. Une telle relation est une **équation différentielle d'ordre un**, car elle contient $u_C(t)$ et sa dérivée première.

2.3 Constante de temps

$e(t)$ et $u_C(t)$ sont des tensions en V. La dérivée $\frac{du_C}{dt}$ est en $V \cdot s^{-1}$.

 La dérivée $\frac{dX}{dt}$ d'un signal $X(t)$ a pour unité $[X] \cdot s^{-1}$, en notant $[X]$ l'unité de $X(t)$.

L'équation différentielle étant nécessairement homogène on en déduit que le produit RC est en seconde.

$\tau = RC$ est appelé **constante de temps** du circuit.

Remarque

On retrouve ce résultat à partir des lois de l'électrocinétique pour un résistor et pour un condensateur :

$$\begin{cases} u_R(t) = Ri(t) \\ i = C \frac{du_C}{dt} \end{cases} \quad \begin{array}{ll} \text{donc} & V = \Omega \times A \\ \text{donc} & A = F \times \frac{V}{s} \end{array} \quad \text{et en multipliant} \quad \Omega \times F = s.$$

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

2.4 Calcul de la tension $u_C(t)$

a) Tension $u_C(t)$ pour $t < 0$

Pour $t < 0$, la tension $e(t)$ délivrée par le GBF est nulle. Le circuit n'ayant pas encore été alimenté, la tension aux bornes du condensateur est nulle :

$$u_C(t < 0) = 0.$$

Cette solution vérifie bien l'équation différentielle : $e(t) = 0$, $u_C(t) = 0$ et $\frac{du_C}{dt} = 0$.

b) Équation différentielle pour $t > 0$

Pour $t > 0$, $e(t)$ a une valeur constante E_0 et l'équation différentielle s'écrit :

$$\tau \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = E_0.$$

Il s'agit d'une équation différentielle du premier ordre. La méthode de résolution de cette équation est donnée dans l'annexe *Outils mathématiques* page 1044. Elle nécessite de connaître une **condition initiale** : la valeur $u_C(0^+)$ immédiatement après le changement de valeur de la tension d'entrée $e(t)$.

c) Continuité de la tension $u_C(t)$

Dans la modélisation des circuits électriques on considère parfois que certaines grandeurs électriques sont discontinues, par exemple la tension $e(t)$ dans cette étude. C'est une commodité que l'on se donne car modéliser la tension du GBF qui varie brutalement de 0 à E_0 par une fonction continue serait bien plus compliqué sur le plan mathématique.

En revanche, il y a des grandeurs électriques que l'on ne doit pas modéliser par des fonctions discontinues. Il s'agit des grandeurs qui sont associées à une énergie stockée :

- la tension u_C aux bornes d'un condensateur à laquelle est associée l'énergie $\mathcal{E}_{\text{elec}} = \frac{1}{2}Cu_C^2$;
- l'intensité i_L traversant une inductance à laquelle est associée l'énergie $\mathcal{E}_{\text{magné}} = \frac{1}{2}Li_L^2$.

On retiendra la règle générale :

La tension $u_C(t)$ aux bornes d'un condensateur, l'intensité $i_L(t)$ traversant une bobine sont des fonctions nécessairement continues.

Dans la situation présente on en déduit : $u_C(0^+) = u_C(0^-) = 0$.

d) Tension $u_C(t)$ pour $t > 0$

On obtient $u_C(t)$ pour $t > 0$ en résolvant le couple {équation différentielle, condition initiale} :

$$\begin{cases} \tau \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = E_0 \\ u_C(0) = 0. \end{cases}$$

Cette équation différentielle est linéaire, avec un second membre non nul. D’après l’annexe *Outils mathématiques*, page 1044, sa solution est la somme de deux termes :

- une **solution particulière** de l’équation, notée $u_{C,p}(t)$, que l’on cherche ici constante comme le second membre ; alors $\frac{du_{C,p}}{dt} = 0$ et l’équation différentielle devient : $(\tau \times 0) + u_{C,p} = E_0$, donc :

$$u_{C,p}(t) = E_0;$$

- une solution générale de l’équation **homogène**, équation avec un second membre nul $\tau \frac{du_{C,h}}{dt} + u_{C,h}(t) = 0$, qui est de la forme :

$$u_{C,h}(t) = \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right),$$

où λ est une constante quelconque.

Ainsi, pour $t > 0$:

$$u_C(t) = u_{C,p}(t) + u_{C,h}(t) = E_0 + \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right).$$

On trouve la constante λ en appliquant la **condition initiale** :

$$u_C(0) = 0 = E_0 + \lambda \quad \text{donc} \quad \lambda = -E_0.$$

Finalement :

$$u_C(t) = E_0 \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right).$$

2.5 Interprétation physique

a) Graphe de $u_C(t)$

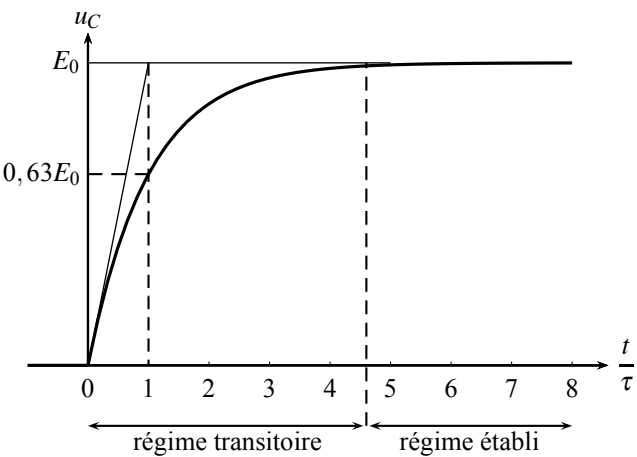


Figure 8.4 – Tension aux bornes du condensateur d’un circuit RC soumis à un échelon de tension.

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

Le graphe donnant la tension $u_C(t)$ en fonction du temps est représenté sur la figure 8.4. Elle évolue de 0 à E_0 en une durée de l'ordre de quelques τ .

On peut faire les approximations suivantes :

- pour $t \ll \tau$, $\exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \simeq 1 - \frac{t}{\tau}$ (voir annexe mathématique, page 1062) donc :

$$u_C(t) \simeq E_0 \left(1 - \left(1 - \frac{t}{\tau}\right)\right) = E_0 \frac{t}{\tau},$$

approximation qui correspond à la tangente à l'origine tracée en trait fin sur la figure 8.4 ;

- pour $t \gg \tau$, $\exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \simeq 0$ donc :

$$u_C(t) \simeq E_0,$$

approximation qui correspond à l'asymptote tracée aussi en trait fin sur la figure 8.4.

Ces deux expressions coïncident pour $t = \tau$ donc :

La tangente à l'instant initial coupe l'asymptote en un point d'abscisse égale à τ .

b) Durée du régime transitoire

Quand peut-on dire en pratique que le régime établi (ou permanent) est atteint ?

Conventionnellement on définit le temps de réponse T_R comme l'instant pour lequel $u_C(T_R)$ est égal à $\frac{99}{100}E_0$, ce qui s'écrit :

$$E_0 \left(1 - \exp\left(-\frac{T_R}{\tau}\right)\right) = \frac{99}{100}E_0 \Leftrightarrow \exp\left(-\frac{T_R}{\tau}\right) = \frac{1}{100} \Leftrightarrow T_R = \ln(100)\tau \simeq 4,6\tau.$$

Par convention, le **temps de réponse** du circuit, c'est-à-dire la durée du régime transitoire, est : $T_R = 4,6\tau$.

c) Identification du temps caractéristique

Comment identifier le temps caractéristique sur un graphe expérimental ? Plutôt que d'utiliser la propriété de la tangente à l'origine, il est plus précis d'exploiter la relation :

$$u_C(\tau) = E_0(1 - \exp(-1)) = 0,63E_0.$$

Pour déterminer expérimentalement le **temps caractéristique** τ d'un circuit du premier ordre :

- on repère la valeur finale $u_C(\infty)$ et la valeur initiale $u_C(0)$;
- τ est la date pour laquelle u_C vaut : $u_C(0) + 0,63 \times (u_C(\infty) - u_C(0))$.

2.6 Portrait de phase

a) Définitions

Soit un système quelconque (électrique, mécanique...) produisant un signal $s(t)$.

On appelle **plan de phase** le plan abstrait dans lequel l'abscisse d'un point est la valeur du signal, $X = s$, et son ordonnée la valeur de sa dérivée, $Y = \frac{ds}{dt}$.

Quand on enregistre le signal $s(t)$ entre les instants $t = 0$ et $t = t_{\max}$, on peut tracer la **trajectoire de phase** qui est la courbe décrite dans le plan de phase par le point de coordonnées $s(t)$, $\frac{ds}{dt}$ entre les instants $t = 0$ et $t_{\max}$.

Le **portrait de phase** du système est l'ensemble des trajectoires de phase possibles, lorsque les conditions initiales varient.

Remarque

L'expression portrait de phase désigne parfois le plan de phase.

b) Cas du circuit RC

Quelle est la trajectoire de phase décrite par le circuit RC produisant le signal $u_C(t)$ entre $t = 0$ et $t = \infty$?

Pour $t > 0$, $u_C(t)$ et sa dérivée sont liés par l'équation différentielle $\tau \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = E_0$. Les coordonnées du point représentatif dans le plan de phase vérifient donc :

$$\tau Y + X = E_0.$$

Il s'agit de l'équation d'une droite. La trajectoire de phase s'inscrit nécessairement sur cette droite. Pour la tracer il suffit de placer le point représentant l'état initial, point d'abscisse $X_0 = s(0) = 0$ et le point représentant l'état final, point d'abscisse $X_\infty = s(\infty) = E_0$. On indique par une flèche le sens dans lequel cette trajectoire est suivie (voir figure 8.5).

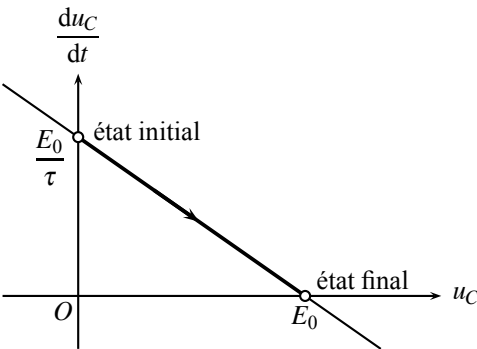


Figure 8.5 – Portrait de phase et trajectoire de phase dans le cas où $u_C(0) = 0$.

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

c) Cas général d'un système linéaire du premier ordre

En fait, pour tracer la trajectoire de phase précédente, il n'est pas nécessaire d'avoir résolu l'équation différentielle. On va le voir dans le cas plus général d'un système linéaire du premier ordre produisant un signal $s(t)$ vérifiant l'équation différentielle :

$$a \frac{ds}{dt} + s(t) = b,$$

où a et b sont des constantes avec $a \neq 0$. Les coordonnées de ce système dans son plan de phase vérifient :

$$aY + X = b \quad \Leftrightarrow \quad Y = -\frac{1}{a}X + \frac{b}{a}.$$

C'est l'équation de la droite de pente $-\frac{1}{a}$ passant par le point $(0, \frac{b}{a})$. Le portrait de phase se réduit à cette droite puisque toutes les trajectoires de phase possibles s'inscrivent dessus ¹.

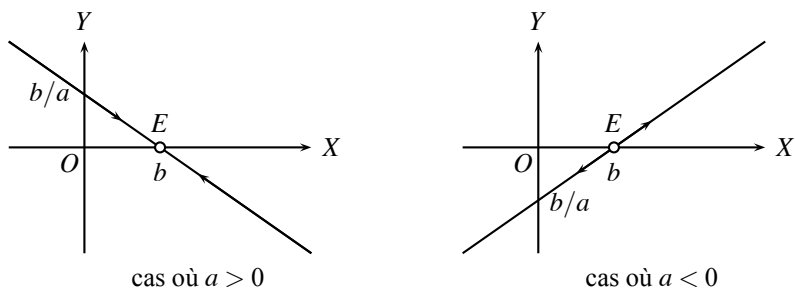


Figure 8.6 – Portrait de phase d'un système d'équation différentielle $s(t) + a \frac{ds}{dt} = b$.

Sur le portrait de phase on repère le point E de coordonnées $(b, 0)$, intersection de la droite avec l'axe des abscisses. Ce point est un **point fixe**. Le système peut s'y immobiliser puisqu'en ce point : $Y = \frac{dX}{dt} = 0$.

De plus, on oriente le portrait de phase en indiquant par des flèches son sens de parcours, sachant que :

- dans le demi-plan supérieur le système se déplace vers la droite : dans le sens des X croissants puisque : $\frac{dX}{dt} = Y > 0$;
- dans le demi-plan inférieur le système se déplace vers la gauche : dans le sens des X décroissants puisque : $\frac{dX}{dt} = Y < 0$.

1. Plus généralement, dans le cas d'un système du premier ordre régi par une équation différentielle de la forme $\frac{ds}{dt} = f(s(t))$ où f est une fonction quelconque, le portrait de phase se réduit à la courbe d'équation : $Y = f(X)$. Le portrait de phase d'un système du deuxième ordre est plus compliqué (voir chapitre suivant).

On obtient la représentation de la figure 8.6 qui permet de déterminer l'évolution du système sans avoir besoin de résoudre l'équation différentielle.

Pour étudier l'évolution d'un système du premier ordre sur son portrait de phase :

- déterminer la condition initiale, c'est-à-dire la valeur de $s(0)$;
- placer le point initial qui est le point de la droite dont l'abscisse est : $X_0 = s(0)$;
- suivre le portrait de phase dans le sens des flèches jusqu'à ce que le système s'arrête sur un point fixe (tant que l'on n'est pas sur un point fixe le système continue à évoluer).

Remarque

Sur la figure 8.6 il apparaît que :

- si $a > 0$ le système se dirige vers E dans tous les cas : on dit que le système est **stable** ;
- si $a < 0$ le système s'éloigne de E et $s(t)$ diverge quand t tend vers l'infini : on dit que le système est **instable**.

Le signe de b n'a pas d'importance.

2.7 Bilan énergétique

a) Bilan de puissance

En multipliant la loi des mailles (voir page 287) par l'intensité $i(t)$ on obtient :

$$e(t)i(t) = u_C(t)i(t) + u_R(t)i(t).$$

Cette égalité met en jeu différentes puissances (le produit d'une tension par une intensité est une puissance) :

- $\mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) = e(t)i(t)$ est la puissance instantanée cédée par le GBF au circuit ;
- $\mathcal{P}_C(t) = u_C(t)i(t)$ est la puissance instantanée reçue par le condensateur ; on a vu au chapitre précédent que : $\mathcal{P}_C(t) = Cu_C(t)\frac{du_C}{dt} = \frac{d\mathcal{E}_{\text{elec}}}{dt}$ où $\mathcal{E}_{\text{elec}}(t) = \frac{1}{2}Cu_C^2(t)$ est l'énergie stockée dans le condensateur ;
- $\mathcal{P}_R(t) = u_R(t)i(t) = Ri^2(t) = \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t)$ est la puissance instantanée reçue par la résistance qui est dissipée par effet Joule.

On a donc :

$$\mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) = \frac{d\mathcal{E}_{\text{elec}}}{dt} + \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t).$$

La puissance délivrée par le GBF se divise en une puissance reçue par le condensateur (qui stocke cette énergie) et une puissance dissipée dans la résistance par effet Joule.

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

b) Bilan d'énergie

Attendu que la tension aux bornes du condensateur est $u_C(t) = E_0 \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right)$, l'intensité du courant dans le circuit est :

$$i(t) = C \frac{du_C}{dt} = \frac{CE_0}{\tau} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) = \frac{E_0}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right).$$

Ainsi :

$$\mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) = E_0 i(t) = \frac{E_0^2}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \quad \text{et} \quad \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t) = Ri^2(t) = \frac{E_0^2}{R} \exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right).$$

L'énergie délivrée par le GBF entre $t = 0$, et l'instant final $t \rightarrow \infty$, est :

$$W_{\text{GBF}} = \int_0^\infty \mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) dt = \int_0^\infty \frac{E_0^2}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) dt = \frac{E_0^2}{R} \left[-\tau \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right]_0^\infty = \frac{\tau E_0^2}{R} = CE_0^2.$$

La variation de l'énergie électrique stockée par le condensateur entre $t = 0$ et l'instant final $t \rightarrow \infty$ est :

$$\Delta \mathcal{E}_{\text{elec}} = \frac{Cu_C(\infty)^2}{2} - \frac{Cu_C(0)^2}{2} = \frac{CE_0^2}{2} = \frac{W_{\text{GBF}}}{2}.$$

L'énergie dissipée par effet Joule dans la résistance entre $t = 0$ et l'instant final $t \rightarrow \infty$ est :

$$W_{\text{Joule}} = \int_0^\infty \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t) dt = \int_0^\infty \frac{E_0^2}{R} \exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right) dt = \frac{E_0^2}{R} \left[-\frac{\tau}{2} \exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right)\right]_0^\infty = \frac{CE_0^2}{2} = \frac{W_{\text{GBF}}}{2}.$$

On retrouve le bilan :

$$W_{\text{GBF}} = \Delta \mathcal{E}_{\text{elec}} + W_{\text{Joule}}.$$

L'énergie délivrée par le GBF se répartit à parts égales entre le condensateur, où elle est stockée sous forme d'énergie électrique, et le résistor, où elle est dissipée par effet Joule. Quelle que soit la valeur de R , la moitié de l'énergie est dissipée par effet Joule.

3 Régime libre du circuit RC

3.1 Observation de la réponse à un signal créneau

Lorsque le GBF fournit une tension créneau de période T valant E_0 sur une demi-période et 0 sur l'autre, on observe à l'oscilloscope les formes d'onde de $e(t)$ et $u_C(t)$ de la figure 8.7.

Pour $t \in \left[0, \frac{T}{2}\right]$, $e(t) = E_0$ et l'on observe la réponse indicielle. La période T est ici telle que le circuit peut parvenir au régime établi ; c'est le cas parce que :

$$T > T_R = 4,6\tau.$$

Pour $t \in \left[\frac{T}{2}, T\right]$, $e(t) = 0$; on laisse le circuit évoluer avec une entrée nulle, ce qui correspond au **régime libre**.

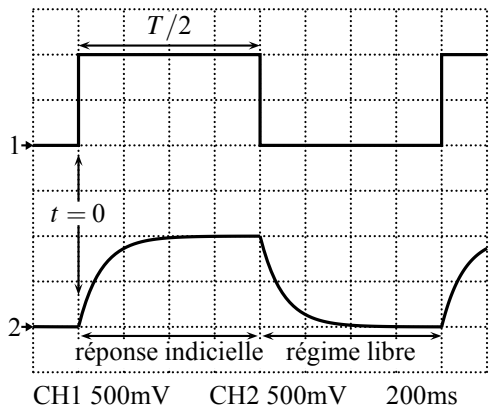


Figure 8.7 – Formes des signaux d'entrée et de sortie.

3.2 Modélisation du régime libre

L'équation différentielle qui régit l'évolution du circuit en régime libre est :

$$\tau \frac{du_C}{dt} + u_C = 0.$$

Cette équation différentielle est homogène. Sa solution, déjà calculée précédemment, est :

$$u_C(t) = \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right).$$

La constante λ se calcule avec la condition initiale de ce régime, c'est-à-dire la valeur de $u_C\left(\frac{T}{2}^+\right)$, immédiatement après le changement de valeur de $e(t)$. La tension aux bornes du condensateur étant continue :

$$u_C\left(\frac{T}{2}^+\right) = u_C\left(\frac{T}{2}^-\right) \simeq E_0.$$

Alors : $\lambda \exp\left(-\frac{T}{2\tau}\right) = E_0$ donc $\lambda = E_0 \exp\left(\frac{T}{2\tau}\right)$. Finalement, pour $t \in \left[\frac{T}{2}, T\right]$:

$$u_C(t) = E_0 \exp\left(\frac{T}{2\tau}\right) \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) = E_0 \exp\left(-\frac{t - \frac{T}{2}}{\tau}\right).$$

Le circuit réagit encore avec une constante de temps τ . Il atteint le régime établi au bout de $T_R = 4,6\tau$. En effet, en $t = \frac{T}{2} + T_R$ (instant origine + temps de réaction), le signal a perdu 99% de sa valeur initiale : $u_C\left(\frac{T}{2} + T_R\right) = E_0 \exp(-4,6) \simeq E_0 \times 1,0.10^{-2}$.

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

Le **temps de réponse** du circuit, c'est-à-dire la durée du régime transitoire, est conventionnellement de $4,6 \tau$, comme pour l'essai indiciel. C'est une caractéristique d'un système du premier ordre, quel que soit le signal d'entrée.

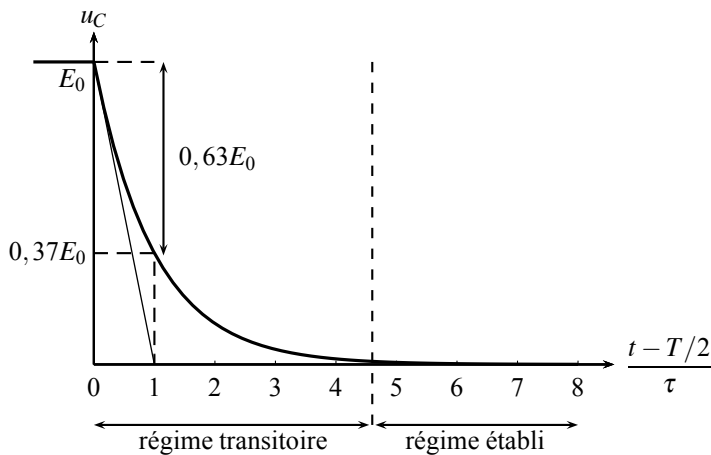


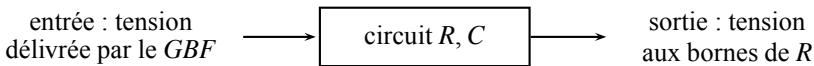
Figure 8.8 – Régime libre d'un circuit RC.

On retrouve les deux méthodes d'identification de la valeur de τ :

- la tangente à l'instant $\frac{T}{2}$ coupe l'asymptote à l'instant $\frac{T}{2} + \tau$;
- le signal a cette fois perdu 63% de sa valeur, donc vaut $0,37E_0$, à l'instant $\frac{T}{2} + \tau$.

4 Étude de la tension $u_R(t)$

Dans ce paragraphe on considère que le signal produit par le circuit série RC est la tension $u_R(t)$ aux bornes de la résistance :



Pour observer expérimentalement les formes d'onde des signaux d'entrée et de sortie il faut intervertir les positions des composants R et C dans le circuit de la figure 1.1, page 285. On observe alors $u_R(t)$ sur la voie 2 de l'oscilloscope et sur la voie 1 la tension délivrée par le GBF.

4.1 Réponse indicielle

On suppose d’abord que le signal délivré par le GBF est l’échelon de tension :

$$e(t) = \begin{cases} 0 & \text{si } t < 0 \\ E_0 = 1 \text{ V} & \text{si } t > 0 \end{cases} .$$

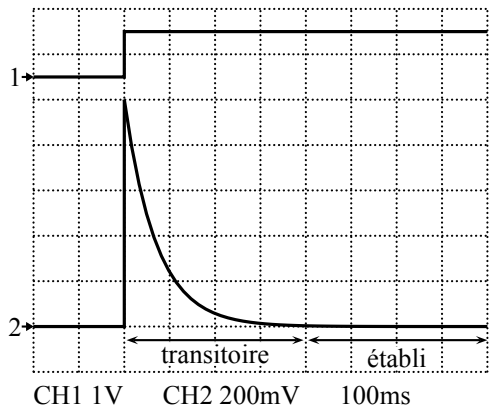


Figure 8.9 – Formes d’onde d’un essai indiciel : sur la voie 1 $e(t)$ et sur la voie 2 $u_R(t)$.

Sur la figure 8.9 on observe toujours :

- le **régime établi**, ou **permanent**, pour lequel la sortie est constante comme l’entrée (ici de valeur nulle) ;
- le **régime transitoire**, entre l’instant initial et le régime établi.

4.2 Équation différentielle sur $u_R(t)$

Pour $t < 0$, le circuit n’a pas encore été alimenté donc $u_R(t) = 0$. On cherche, pour $t > 0$, un couple {équation différentielle vérifiée par $u_R(t)$, condition initiale}.

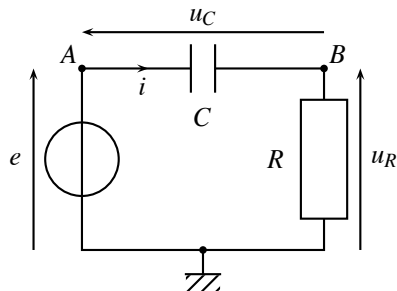


Figure 8.10 – Montage étudié.

Pour établir l’équation différentielle, on applique la loi des mailles :

$$e(t) = u_C(t) + u_R(t).$$

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

En notant $i(t)$ l'intensité dans le circuit, on a d'après la loi d'Ohm et la loi du condensateur : $u_R(t) = Ri(t)$ et $i(t) = C \frac{du_C}{dt}$, donc : $\frac{du_C}{dt} = \frac{i(t)}{C} = \frac{u_R(t)}{RC}$. En dérivant la loi des mailles par rapport au temps on obtient alors :

$$\frac{de}{dt} = \frac{u_R(t)}{RC} + \frac{du_R}{dt}.$$

Comme $e(t) = E_0$ pour $t > 0$, sa dérivée est nulle. Ainsi, en posant toujours $RC = \tau$, on obtient l'équation différentielle homogène :

$$\tau \frac{du_R}{dt} + u_R(t) = 0.$$

4.3 Utilisation du portrait de phase

a) Portrait de phase

Dans le plan de phase $\left(X = u_R, Y = \frac{du_R}{dt} \right)$ le portrait de phase est la droite d'équation :

$$\tau Y + X = 0.$$

b) Détermination de la condition initiale

Pour placer le point initial de la trajectoire de phase, il faut déterminer la condition initiale $u_R(0^+)$, valeur de la tension aux bornes de la résistance immédiatement après que $e(t)$ a changé de valeur.



La tension $u_R(t)$ n'a pas de raison d'être continue. C'est la tension $u_C(t)$ qui est continue.

On a : $u_C(0^+) = u_C(0^-) = 0$; la loi des mailles à l'instant $t = 0^+$ s'écrit

$$e(0^+) = u_R(0^+) + 0 \quad \text{soit} \quad u_R(0^+) = E_0.$$

On peut aussi établir ce résultat en utilisant la notion de potentiel. Les points A et B étant définis sur la figure 8.10 on a :

$$e(t) = v_A(t), \quad u_R(t) = v_B(t) \quad \text{et} \quad u_C(t) = v_A(t) - v_B(t).$$

Quand $e(t)$ présente un saut de discontinuité, $v_A(t)$ présente le même et $v_B(t)$ aussi puisque $v_A(t) - v_B(t)$ est continu. Ainsi :

$u_R(t)$ présente les mêmes sauts de discontinuité que $e(t)$.

c) Trajectoire de phase

Le point initial est le point de coordonnées $X_0 = u_R(0^+) = E_0$ et $Y_0 = -\frac{1}{\tau}X_0 = -\frac{E_0}{\tau}$.



Ainsi, u_R décroît de E_0 à 0.

La solution générale de l'équation différentielle trouvée au paragraphe 4.2 est :

où λ est une constante que l'on calcule en utilisant la condition initiale déterminée au paragraphe précédent :

Finalement :

On a une décroissance exponentielle de la tension u_R .

On règle maintenant le GBF pour qu'il délivre un créneau valant alternativement 0 et E_0 , de période T telle que :

On observe alors successivement l'essai indiciel puis le régime libre puisque le système a le temps d'atteindre le régime établi au cours de chaque demi-période.

L'équation différentielle qui régit l'évolution du système sur chaque demi-période est :

Sa solution est de la forme :

299

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

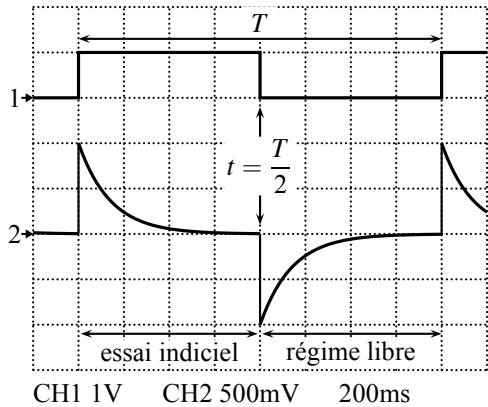


Figure 8.12 – Essai indiciel et régime libre aux bornes de la résistance.

Il s’agit d’une décroissance exponentielle qui atteint sa limite 0 avant la fin de la demi-période. La valeur initiale est due au saut de discontinuité du signal d’entrée $e(t)$ en début de demi-période qui se répercute sur la tension $u_R(t)$; $u_R(t)$ présente ainsi un saut de 0 à E_0 aux instants $0, T, 2T, \dots$ et un saut de 0 à $-E_0$ aux instants $\frac{T}{2}, \frac{3T}{2}, \dots$

5 Exemple de circuit inductif

Dans ce paragraphe on étudie un circuit série RL comportant un résistor et une bobine, alimenté par un GBF.

5.1 Schéma du montage

Le montage de la figure 8.13 permet de visualiser en même temps à l’oscilloscope la tension $e(t)$ délivrée par le GBF et l’intensité $i(t)$ du courant, *via* la tension aux bornes de la résistance puisque $u_R(t) = Ri(t)$.

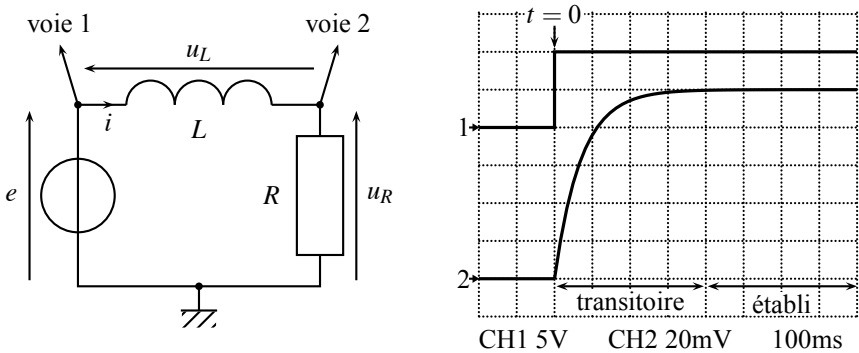
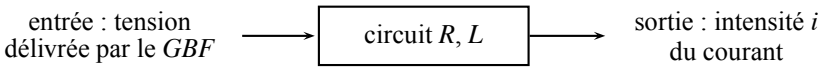


Figure 8.13 – Montage RL étudié et intensité du courant lors de l’essai indiciel.

L'entrée du circuit est la tension $e(t)$ délivrée par le GBF et le signal de sortie l'intensité $i(t)$:



On observe expérimentalement la réponse indicielle sur la figure 8.13.

5.2 Équation différentielle sur $i(t)$

On cherche un couple {équation différentielle sur $i(t)$, condition initiale} pour $t > 0$.

Pour établir l'équation différentielle, appliquons la loi des mailles :

$$e(t) = u_L(t) + u_R(t).$$

D'après la loi de la bobine et la loi d'Ohm : $u_L(t) = L \frac{di}{dt}$ et $u_R(t) = Ri(t)$. Il vient ainsi :

$$e(t) = L \frac{di}{dt} + Ri(t) \quad \text{soit} \quad \frac{L}{R} \frac{di}{dt} + i(t) = \frac{e(t)}{R}.$$

C'est une équation différentielle du premier ordre. Ce montage est donc un circuit du premier ordre, pour lequel on peut définir une constante de temps τ :

$$\tau = \frac{L}{R},$$

afin d'écrire l'équation différentielle sous la forme :

$$\tau \frac{di}{dt} + i(t) = \frac{e(t)}{R}.$$

Remarque

On peut montrer que $\frac{L}{R}$ est bien en seconde à partir des lois de l'électrocinétique pour un résistor et une bobine :

$$\begin{cases} u_R(t) = Ri(t) & \text{donc } V = \Omega \times A \\ u_L(t) = L \frac{di}{dt} & \text{donc } V = H \times \frac{A}{s} \end{cases} \quad \text{et en divisant} \quad \frac{H}{\Omega} = s.$$

5.3 Calcul de l'intensité $i(t)$

Pour $t < 0$, la tension $e(t)$ délivrée par le GBF est nulle. Le circuit n'ayant pas encore été alimenté, l'intensité qui le traverse est nulle :

$$i(t < 0) = 0.$$

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

Pour $t > 0$, $e(t) = E_0$. Le montage est décrit par l'équation différentielle :

$$\tau \frac{di}{dt} + i(t) = \frac{E_0}{R}.$$

Cette équation différentielle se résout comme précédemment. La solution est de la forme :

$$i(t) = \underbrace{\frac{E_0}{R}}_{\text{solution particulière}} + \underbrace{\lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)}_{\text{solution de l'équation homogène}},$$

où λ est une constante déterminée par la **condition initiale**. Elle est imposée par la continuité du courant qui traverse la bobine d'inductance L (voir page 288). Ainsi :

$$i(0^+) = i(0^-) = 0 \quad \text{soit} \quad \frac{E_0}{R} + \lambda = 0 \quad \text{soit} \quad \lambda = -\frac{E_0}{R}.$$

Finalement :

$$i(t) = \frac{E_0}{R} \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right).$$

Cette solution est mathématiquement analogue à celle obtenue au paragraphe 2.4 pour la tension $u_C(t)$. Le temps de réponse du circuit, temps nécessaire à l'établissement du régime permanent est :

$$T_R = 4,6\tau = 4,6\frac{L}{R}.$$

5.4 Bilan énergétique

En multipliant la loi des mailles par l'intensité $i(t)$ on obtient :

$$e(t)i(t) = u_L(t)i(t) + u_R(t)i(t).$$

Cette égalité met en jeu les puissances suivantes :

- $\mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) = e(t)i(t)$ est la puissance instantanée cédée par le GBF au circuit ;
- $\mathcal{P}_L(t) = u_L(t)i(t)$ est la puissance instantanée reçue par la bobine ; on a vu au chapitre précédent que : $\mathcal{P}_L(t) = Li(t)\frac{di}{dt} = \frac{d\mathcal{E}_{\text{magné}}}{dt}$ où $\mathcal{E}_{\text{magné}}(t) = \frac{1}{2}Li^2(t)$ est l'énergie stockée dans la bobine ;
- $\mathcal{P}_R(t) = u_R(t)i(t) = Ri^2(t) = \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t)$ est la puissance instantanée reçue par la résistance qui est dissipée par effet Joule.

On a donc :

$$\mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) = \frac{d\mathcal{E}_{\text{magné}}}{dt} + \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t).$$

La puissance délivrée par le GBF se divise en une puissance reçue par la bobine (qui stocke cette énergie) et une puissance dissipée dans la résistance par effet Joule.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- distinguer le régime transitoire du régime établi
- continuité de la tension aux bornes d'un condensateur
- continuité de l'intensité à travers une bobine
- définition d'un échelon et de la réponse indicielle
- définition d'une réponse libre
- définition d'un portrait de phase
- temps de réponse d'un système du premier ordre

SAVOIR-FAIRE

- établir l'équation différentielle d'un circuit
- résoudre une équation différentielle du premier ordre
- prévoir l'évolution d'un système avec son portrait de phase
- réaliser un bilan de puissance

MOTS-CLÉS

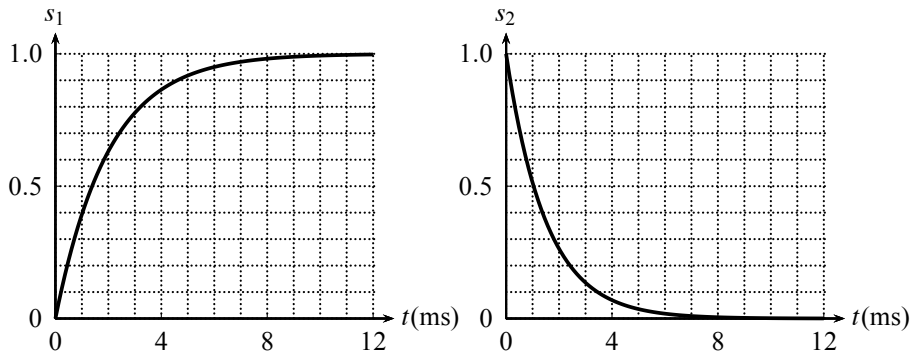
- | | | |
|----------------------|----------------------|---------------------|
| • régime transitoire | • réponse indicielle | • temps de réponse |
| • régime établi | • réponse libre | • portrait de phase |
| • échelon | • constante de temps | |

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

S'ENTRAÎNER

8.1 Constante de temps d'un système du premier ordre (★)

On soumet deux systèmes du premier ordre à une entrée en échelon. Les signaux de sortie sont représentés ci-dessous. Quelles sont les constantes de temps des deux systèmes ?



8.2 Réponse d'un système (★)

Un système linéaire obéit à l'équation différentielle $2,0 \cdot 10^{-4} \frac{ds}{dt} + 8,2s(t) = 1,9e(t)$ dans laquelle le temps t est exprimé en seconde.

1. Que vaut la constante de temps du système ?
2. On suppose que $s(0) = 0$ et $e(t) = 5,0 \text{ V}$ pour $t > 0$. Déterminer le signal de sortie $s(t)$. Vers quelle valeur tend-il ?

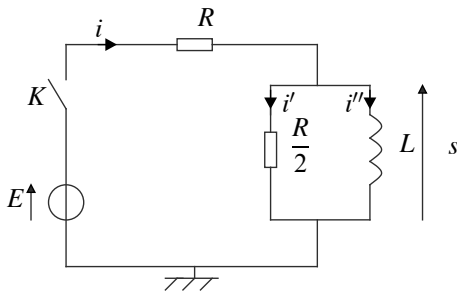
8.3 Résistance de fuite d'un condensateur (★)

Un condensateur réel est modélisé par l'association en parallèle d'une capacité C et d'une résistance R_f appelée résistance de fuite. Il est inséré dans un circuit série comportant un générateur de force électromotrice E , une résistance r et un interrupteur K . On mesure la tension aux bornes du condensateur à l'aide d'un voltmètre électronique de résistance d'entrée infinie en position courant continu. On ferme K et on attend que l'indication du voltmètre se stabilise. Puis on ouvre K en déclenchant au même instant un chronomètre. On constate alors que la tension indiquée par le voltmètre baisse de 10% en un temps T .

1. Exprimer la valeur U vers laquelle la tension aux bornes du condensateur tend lorsque K est fermé. En déduire une manière de déterminer R_f .
2. Montrer que la mesure du temps T permet aussi de déterminer R_f .
3. En fait, R_f n'est pas petite devant la résistance d'entrée du voltmètre R_V . Celle-ci ne peut donc pas être considérée comme infinie. Exprimer dans ce cas R_f en fonction de R_V , C et T .

8.4 Étude d'un circuit R, L (★)

Dans le circuit représenté ci-dessous le générateur de tension a une force électromotrice constante E . À l'instant $t = 0$, on ferme l'interrupteur K qui était ouvert depuis très longtemps.



1. Donner les valeurs des intensités i , i' et i'' et de la tension s à l'instant $t = 0^+$.
2. Que vaut $s(t)$ lorsque t tend vers l'infini ?
3. Établir l'équation différentielle vérifiée par $s(t)$.
4. En déduire l'expression de $s(t)$ et tracer l'allure de $s(t)$.
5. Exprimer en fonction de L et de R le temps t_0 au bout duquel $s(t)$ a été divisée par 10.
6. On mesure $t_0 = 30 \mu\text{s}$ pour $R = 1000 \Omega$. En déduire la valeur de L .

APPROFONDIR

8.5 Rendement énergétique de la charge d'un condensateur (★)

On considère un circuit composé d'une résistance R et d'un condensateur de capacité C en série aux bornes duquel on place un générateur de tension idéal de force électromotrice constante E et un interrupteur K . À l'instant $t = 0$, on ferme l'interrupteur K et la tension u_C aux bornes du condensateur est nulle.

1. Établir l'équation différentielle vérifiée par u_C .
2. Établir l'expression de $u_C(t)$ et tracer l'allure de la courbe de $u_C(t)$.
3. Établir l'expression de l'intensité parcourant le circuit en fonction du temps et tracer l'allure de la courbe de $i(t)$.
4. Exprimer en fonction de C et E :
 - l'énergie $\mathcal{E}_{\text{elec}}$ emmagasinée par le condensateur à l'instant $t = \infty$;
 - l'énergie W_{Joule} dissipée par effet Joule dans la résistance entre $t = 0$ et $t = \infty$;
 - l'énergie $W_{\text{gén}}$ fournie par le générateur entre $t = 0$ et $t = \infty$.
5. Donner une relation liant $\mathcal{E}_{\text{elec}}$, W_{Joule} et $W_{\text{gén}}$ et proposer une interprétation physique de cette relation. On définit le rendement énergétique de la charge du condensateur par $\rho = \frac{\mathcal{E}_{\text{elec}}}{W_{\text{gén}}}$.
Quelle est la valeur de ρ ?

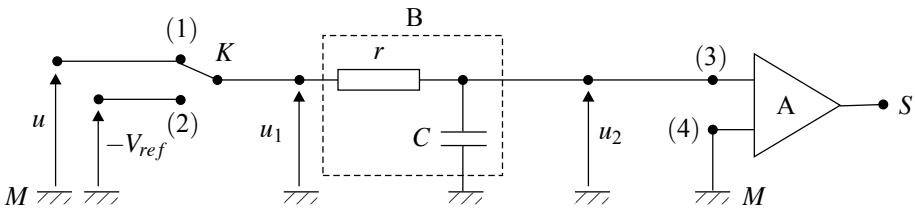
CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

Pour améliorer ce rendement, on effectue l'expérience en deux temps : on utilise d'abord un générateur de force électromotrice $\frac{E}{2}$ puis on bascule sur un générateur de force électromotrice E une fois que la tension aux bornes de C a atteint la valeur $\frac{E}{2}$.

6. Déterminer pour la première phase l'expression de l'énergie $W_{\text{gén1}}$ fournie par le générateur.
7. Établir les expressions de $u_C(t)$ et $i(t)$ lors de la seconde phase. On prendra pour nouvelle origine des temps l'instant de bascule entre les deux générateurs.
8. Déterminer pour la seconde phase l'expression de l'énergie $W_{\text{gén2}}$ fournie par le générateur.
9. En déduire le nouveau rendement énergétique.

8.6 Conversion d'une tension en une durée (d'après Centrale 2015) (★★)

Le montage étudié dans cet exercice est à la base du fonctionnement d'un convertisseur analogique numérique (CAN) de type « série ». La tension u à numériser est positive, de valeur comprise entre 0 V et une tension de référence $V_{\text{ref}} = 2 \text{ V}$; elle est supposée constante pendant toute la durée considérée dans l'exercice. Le montage est composé d'un interrupteur à deux positions K , d'un circuit r, C formant le bloc B et d'un comparateur A. Le comparateur A a une résistance d'entrée infinie et il compare les potentiels des nœuds (3) et (4) : lorsque $V_3 > V_4$, son potentiel de sortie vaut $V_S = 5 \text{ V}$ et lorsque $V_3 < V_4$ il vaut $V_S = 0 \text{ V}$.



1. À l'instant $t = 0$ le condensateur est déchargé et l'interrupteur K est basculé en position (1) pour $0 < t < t_1$. Étudier u_2 en fonction du temps entre $t = 0$ et $t = t_1$. Faire apparaître une constante τ , homogène à un temps, caractéristique du bloc B.

Dans toute la suite on suppose les valeurs de r et C telles que $t_1 \ll \tau$.

2. Donner alors une expression simplifiée de u_2 en fonction du temps, ainsi qu'une relation simplifiée entre u_1 et $\frac{du_2}{dt}$. Quelle est alors la fonction du bloc B qui transforme le signal $u_1(t)$ en le signal $u_2(t)$?

3. Que vaut V_S entre 0 et t_1 ?

L'interrupteur K bascule en position (2) à partir de l'instant t_1 et jusqu'à l'instant $t_1 + t_2$ où le signal V_S est modifié.

4. Exprimer t_2 en fonction de u , t_1 et V_{ref} .
5. Représenter sur un même graphe les signaux $u_2(t)$ et $u_1(t)$ entre $t = 0$ et $t = t_1 + t_2$.

CORRIGÉS

8.1 Constantes de temps

La réponse indicielle vaut 63% de la valeur finale en $t = \tau$. On lit graphiquement pour le système 1 : $\tau = 2\text{ms}$.

La réponse indicielle a perdu 63% de la valeur initiale en $t = \tau$. On lit graphiquement pour le système 2 : $\tau = 1,5\text{ms}$.

8.2 Réponse d'un système

1. Il convient d'écrire l'équation différentielle sous sa forme canonique c'est-à-dire avec un coefficient devant $s(t)$ égal à 1. Dans notre cas : $\frac{2 \cdot 10^{-4}}{8,2} \frac{ds}{dt} + s(t) = \frac{1,9}{8,2} e(t)$ donc :

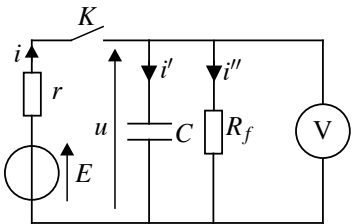
$$\tau = \frac{2 \cdot 10^{-4}}{8,2} = 0,24 \cdot 10^{-4} \text{ s.}$$

2. La solution de l'équation différentielle est la somme de la solution homogène $s_h(t) = \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ et d'une solution particulière $s_p(t) = \frac{1,9}{8,2} \times 5 = 1,2 \text{ V}$ (cherchée de la même forme mathématique que l'entrée, soit constante). La constante d'intégration se déduit de la condition initiale en $t = 0$: $s(0) = \lambda + 1,2 = 0$ donc $\lambda = -1,2 \text{ V}$ et :

$$s(t) = 1,2 \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right) \text{ (V).}$$

8.3 Résistance de fuite d'un condensateur

1. Le schéma électrique de l'expérience est le suivant :



Lorsque l'on ferme l'interrupteur, la loi des mailles s'écrit $E = ri(t) + u(t)$ donc : $i(t) = \frac{E - u(t)}{r}$; la loi du condensateur donne : $i'(t) = C \frac{du}{dt}$ et la loi d'Ohm : $i''(t) = \frac{u(t)}{R_f}$; la loi des nœuds s'écrit : $i(t) = i'(t) + i''(t)$ (il n'y a pas de courant dans la branche du voltmètre

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

car sa résistance d'entrée est infinie). En reportant dans cette relation les expressions des intensités en fonction de $u(t)$ on trouve $\frac{E - u(t)}{r} = C \frac{du}{dt} + \frac{u(t)}{R_f}$ soit l'équation différentielle :

$$\frac{CrR_f}{r + R_f} \frac{du}{dt} + u(t) = E \frac{R_f}{r + R_f}.$$

Ainsi, la tension aux bornes du condensateur tend vers la valeur $U = E \frac{R_f}{r + R_f}$, solution particulière constante de cette équation. Cette valeur est affichée par le voltmètre au bout du temps :

$$T_R = 4,6 \frac{CrR_f}{r + R_f}.$$

Connaissant E (il suffit de la mesurer avant l'expérience en branchant le voltmètre aux bornes du générateur) et U on en déduit : $R_f = r \frac{U}{E - U}$.

2. Lorsqu'on ouvre K , la loi des nœuds devient $i'(t) + i''(t) = 0$ soit d'où $C \frac{du}{dt} + \frac{u(t)}{R_f} = 0$, soit : $R_f C \frac{du}{dt} + u(t) = 0$. Compte tenu de la condition initiale $u(0) = U$, la solution de cette équation s'écrit : $u(t) = U \exp\left(-\frac{t}{R_f C}\right)$. On sait que $u(T) = \frac{9}{10}U$, donc : $R_f = \frac{T}{C \ln\left(\frac{10}{9}\right)}$.

3. La résistance du voltmètre est branchée en parallèle sur R_f donc la méthode précédente donne en fait la résistance équivalente $\frac{R_V R_f}{R_V + R_f}$. Ainsi : $R_f = \frac{R_V T}{R_V C \ln\left(\frac{10}{9}\right) - T}$.

8.4 Étude d'un circuit R, L

1. À l'instant $t = 0^-$ toutes les grandeurs électriques sont nulles.

L'intensité i'' passant dans la bobine est continue donc $i''(0^+) = i''(0^-) = 0$. D'après la loi des nœuds $i(t) = i'(t) + i''(t)$ donc $i(0^+) = i'(0^+)$. La loi des mailles donne $E - Ri(t) - \frac{R}{2}i'(t) = 0$ soit, à $t = 0^+$, $E - \frac{3R}{2}i(0^+) = 0$ donc : $i(0^+) = i'(0^+) = \frac{2E}{3R}$. Enfin d'après la loi d'Ohm $s(t) = \frac{R}{2}i'(t)$ donc $s(0^+) = \frac{E}{3}$.

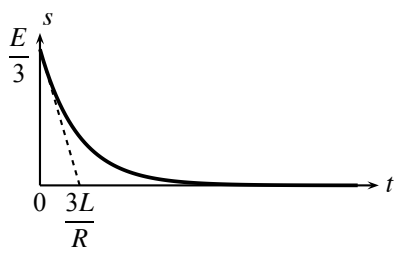
2. Lorsque le temps t tend vers l'infini, le circuit a atteint un régime permanent dans lequel les grandeurs électriques sont constantes comme la force électromotrice du générateur. Or, d'après la loi de la bobine $s(t) = L \frac{di}{dt}$, donc $s(\infty) = 0$.

3. La loi des mailles $E = Ri(t) + s(t)$ permet d'écrire $i(t) = \frac{E - s(t)}{R}$; la loi de la bobine donne $\frac{di''}{dt} = \frac{s(t)}{L}$ et la loi d'Ohm $i'(t) = \frac{2s(t)}{R}$. La loi des nœuds permet d'écrire

$i(t) = i'(t) + i''(t)$ donc $\frac{di}{dt} = \frac{di'}{dt} + \frac{di''}{dt}$ soit, en utilisant les relations précédentes :

$$\frac{d}{dt} \left(\frac{E - s(t)}{R} \right) = \frac{2}{R} \frac{ds}{dt} + \frac{s(t)}{L} \Rightarrow \frac{3L}{R} \frac{ds}{dt} + s(t) = 0.$$

4. La solution de l'équation différentielle est : $\lambda \exp \left(-\frac{R}{3L} t \right)$ où λ est une constante qu'on détermine en utilisant la condition initiale $s(0^+) = \frac{E}{3}$. Finalement : $s(t) = \frac{E}{3} \exp \left(-\frac{R}{3L} t \right)$.
L'allure de $s(t)$ est la suivante :

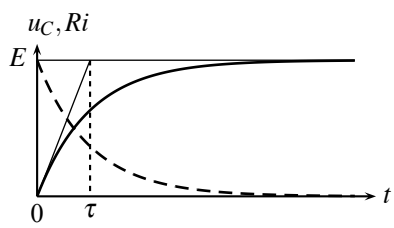
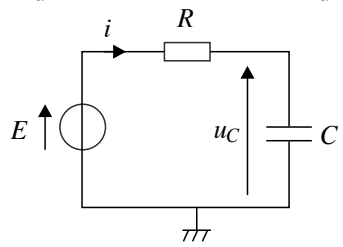


5. Le temps t_0 cherché s'obtient en résolvant : $s(t_0) = \frac{s(0^+)}{10}$ dont la solution est $t_0 = \frac{3L \ln 10}{R}$.

6. La mesure de t_0 permet de calculer : $L = \frac{R t_0}{3 \ln 10} = 4,3 \cdot 10^{-3} \text{ H}$.

8.5 Rendement énergétique de la charge d'un condensateur

1. La loi des mailles s'écrit $E - Ri(t) - u_C(t) = 0$ et d'après la loi du condensateur $i(t) = C \frac{du_C}{dt}$; on obtient donc : $RC \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = E$.



2. La solution de l'équation différentielle vérifiant la condition initiale $u_C(0) = 0$ est : $u_C(t) = E \left(1 - \exp \left(-\frac{t}{RC} \right) \right)$; la courbe est représentée en trait plein sur le graphe ci-dessus.

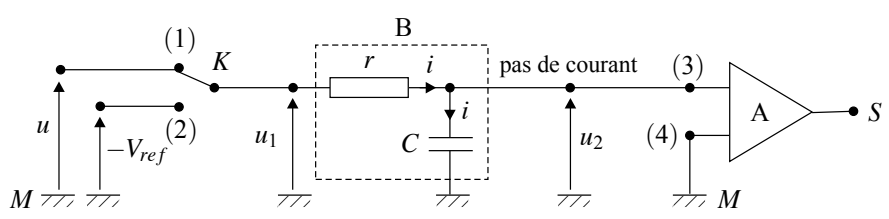
3. L'intensité s'obtient par la loi du condensateur : $i(t) = C \frac{du_C}{dt} = \frac{E}{R} \exp \left(-\frac{t}{RC} \right)$. La courbe de $Ri(t)$ est représentée en pointillé sur le graphe ci-dessus.

4. • L'énergie emmagasinée dans C à la fin de l'expérience est : $\mathcal{E}_{\text{élec}} = \frac{1}{2} C u_C^2(t = \infty) = \frac{CE^2}{2}$.

CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

- La puissance instantanée dissipée par effet Joule est : $\mathcal{P}_{\text{Joule}}(t) = Ri^2(t) = \frac{E^2}{R} \exp\left(-\frac{2t}{RC}\right)$;
l'énergie dissipée par effet Joule est donc : $W_{\text{Joule}} = \int_0^{+\infty} \frac{E^2}{R} \exp\left(-\frac{2t}{RC}\right) dt = \frac{CE^2}{2}$.
 - La puissance instantanée fournie par le générateur est : $\mathcal{P}_{\text{gén}}(t) = Ei(t) = \frac{E^2}{R} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$;
l'énergie fournie par le générateur est donc : $W_{\text{gén}} = \int_0^{+\infty} \frac{E^2}{R} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right) dt = CE^2$.
5. On constate que $W_{\text{gén}} = \mathcal{E}_{\text{élec}} + W_{\text{Joule}}$, ce qui traduit la conservation de l'énergie. Le rendement est : $\rho = \frac{CE^2}{2CE^2} = \frac{1}{2}$.
6. Il suffit d'adapter les résultats précédents (E devenant $\frac{E}{2}$) : $W_{\text{gén1}} = \frac{CE^2}{4}$.
7. On résout la même équation différentielle avec pour condition initiale $u_C(0) = \frac{E}{2}$; on obtient : $u_C(t) = \frac{E}{2} \left(2 - \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)\right)$. On en déduit l'intensité : $i(t) = C \frac{du_C}{dt} = \frac{E}{2R} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right)$.
8. Pour la seconde phase : $W_{\text{gén2}} = \int_0^{+\infty} \frac{E^2}{2R} \exp\left(-\frac{t}{RC}\right) dt = \frac{CE^2}{2}$;
9. L'énergie fournie par les générateurs est maintenant : $W'_{\text{gén}} = W_{\text{gén1}} + W_{\text{gén2}} = \frac{3CE^2}{4}$.
L'énergie emmagasinée par le condensateur à la fin est toujours $\mathcal{E}_{\text{élec}} = \frac{CE^2}{2}$. Le rendement est donc : $\rho' = \frac{2}{3}$.

8.6 Conversion d'une tension en une durée



1. La résistance d'entrée de A étant infinie, il n'y a aucun courant entre le point commun à r et C et le nœud (3). Ainsi, r et C sont parcourus par la même intensité : $i(t) = C \frac{du_2}{dt}$. D'après la loi des mailles : $u_1(t) = ri(t) + u_2(t)$. Il vient donc :

$$u_1(t) = rC \frac{du_2}{dt} + u_2(t).$$

Entre $t = 0$ et t_1 l'interrupteur K est en position (1) donc : $u_1 = u$, tension constante. La solution de l'équation différentielle précédente, entre $t = 0$ et t_1 , est donc, en notant $\tau = rC$

et λ une constante :

$$u_2(t) = u + \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right).$$

Comme on part d’une situation où le condensateur est déchargé : $u_2(0) = 0$ donc $\lambda = -u$.
Finalement :

$$u_2(t) = u \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right).$$

2. Pour tout t entre 0 et t_1 , $t \ll \tau$ donc $\exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \simeq 1 - \frac{t}{\tau}$, donc : $u_2(t) \simeq u \frac{t}{\tau}$. Ainsi : $\frac{du_2}{dt} = \frac{u}{\tau}$.
Le bloc B est un intégrateur.

3. Entre $t = 0$ et t_1 , $V_3 - V_4 = u_2(t) \geq 0$ donc $V_S = 5 \text{ V}$.

4. À partir du moment où l’interrupteur K a basculé en position (2), $u_1(t) = -V_{ref}$. On va supposer que $t_2 \ll \tau$; alors pour tout t entre t_1 et $t_1 + t_2$ on peut simplifier l’équation différentielle en : $\frac{du_2}{dt} = \frac{u_1(t)}{\tau} = -\frac{V_{ref}}{\tau}$. Il vient donc : $u_2(t) = -\frac{V_{ref}}{\tau}t + A$ où A est une constante.
La tension u_2 est continue parce qu’il s’agit de la tension aux bornes d’un condensateur : $u_2(t_1^-) = u_2(t_1^+)$ qui s’écrit : $u \frac{t_1}{\tau} = -\frac{V_{ref}}{\tau}t_1 + A$. On en tire l’expression de A et finalement :

$$u_2(t) = u \frac{t_1}{\tau} - V_{ref} \frac{t - t_1}{\tau}.$$

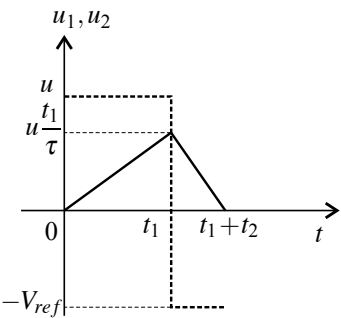
Le signal V_S bascule à 0 V à l’instant $t_1 + t_2$ où u_2 s’annule :

$$0 = u \frac{t_1}{\tau} - V_{ref} \frac{t_2}{\tau} \quad \Rightarrow \quad t_2 = t_1 \frac{u}{V_{ref}}.$$

Cette durée est proportionnelle à u .

Remarque : $t_2 < t_1 \ll \tau$ donc on a eu raison de supposer que $t_2 \ll \tau$.

5. Sur la figure $u_2(t)$ est représenté en trait continu et $u_1(t)$ en pointillé (avec une échelle différente car $u_2(t) \ll u$ puisque $t_1 \ll \tau$).



CHAPITRE 8 – CIRCUIT LINÉAIRE DU PREMIER ORDRE

Circuit linéaire du second ordre

9

Dans ce chapitre, on étudie la réponse temporelle de circuits régis par une équation différentielle linéaire du second ordre. Le comportement de ces circuits dépend d'un paramètre sans dimension : le facteur de qualité Q (ou le coefficient d'amortissement ξ qui lui est relié). Les résultats se généralisent à tous les systèmes linéaires du deuxième ordre que l'on peut rencontrer dans d'autres domaines, comme la mécanique.

1 Étude expérimentale d'un circuit RLC série

On étudie un circuit série comportant une résistance R , une bobine d'inductance L et un condensateur de capacité C alimenté par un GBF. La résistance a une valeur ajustable.

1.1 Montage

On observe simultanément la tension $e(t)$ délivrée par le GBF et la tension $u_C(t)$ aux bornes du condensateur sur les deux voies d'un oscilloscope. On néglige la résistance de sortie du GBF devant la résistance R ¹.

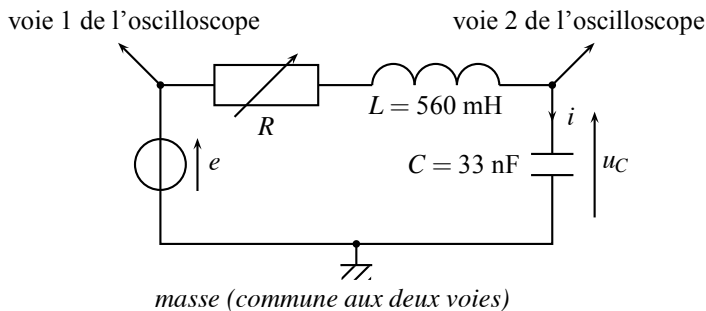


Figure 9.1 – Schéma du montage étudié.

1. La résistance de sortie du GBF vaut 50Ω (valeur typique) et R est supérieure à $1 \text{ k}\Omega$.

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

1.2 Régimes transitoire et établi

On observe sur les figures ci-dessous les formes d’onde de $e(t)$ et $u_C(t)$.

$e(t)$ est un échelon de tension qui passe de 0 à $E_0 = 600\text{ mV}$ à l’instant $t = 0$.

La forme d’onde de $u_C(t)$ dépend de la valeur de R : elle présente des oscillations pour les plus petites valeurs de R et une évolution monotone pour les plus grandes.

On observe dans chaque cas deux régimes :

- le **régime établi**, ou **régime permanent**, pour lequel la sortie est constante, comme l’entrée, égale à E_0 ;
- le **régime transitoire**, entre l’instant initial et le régime établi.

On observe que la durée du régime transitoire dépend de R : elle diminue sur les trois premiers essais, mais augmente sur le quatrième.

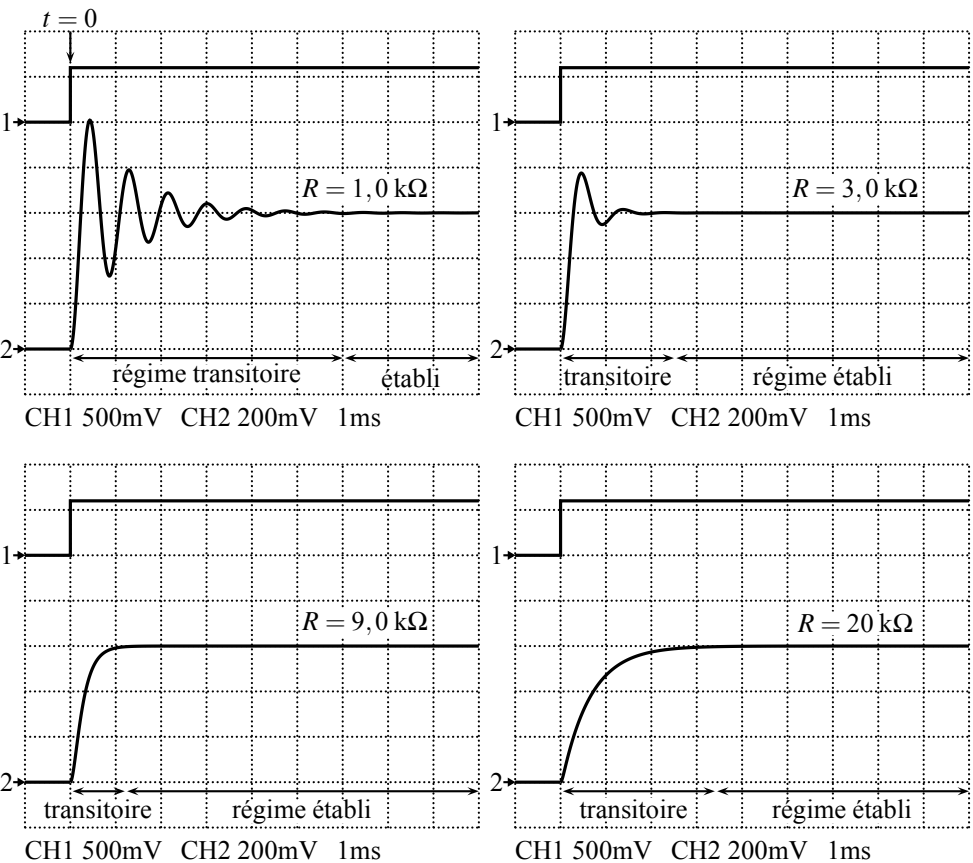


Figure 9.2 – Formes d’onde de l’essai indiciel en fonction de la valeur de R .

Enfin, en zoomant sur l'instant où $e(t)$ change de valeur on observe que la courbe de $u_C(t)$ a une dérivée nulle à cet instant :

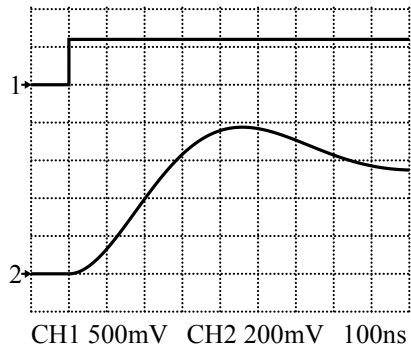


Figure 9.3 – Zoom d'une réponse indicielle en $t = 0$.

1.3 Portraits de phase

On peut étudier la trajectoire de phase du système dans le plan de phase ($X = u_C, Y = \frac{du_C}{dt}$) en l'instant $t = 0$ où $e(t)$ change de valeur et $t_f = 9 \text{ ms}$ qui correspond à la fin de l'enregistrement. Ces trajectoires sont représentées pour chacune des quatre expériences précédentes sur les figures 9.4 et 9.5. Sur ces figures on a porté $\frac{1}{E_0} \frac{du_C}{dt} = \frac{\dot{u}_C}{E_0}$ (en ms) en fonction de $\frac{u_C}{E_0}$ (sans dimension). Ces courbes sont indépendantes de la valeur de E_0 .

Les trajectoires ont en commun :

- leur point de départ, de coordonnées $(u_C(0), \dot{u}_C(0)) = (0, 0)$ qui correspond à l'état initial ;
- leur point d'arrivée qui est le point E de coordonnées $(E_0, 0)$, point d'équilibre du système.

On distingue deux cas :

- Pour $R = 1,0 \text{ k}\Omega$ et $R = 3,0 \text{ k}\Omega$ la trajectoire de phase converge vers E en tournant autour de lui (voir figure 9.4). Le système oscille : on observe que u_C est alternativement supérieure et inférieure à E_0 et que sa dérivée est alternativement positive et négative. Une telle évolution est dite **pseudopériodique**.
- Pour $R = 9,0 \text{ k}\Omega$ et $R = 20 \text{ k}\Omega$ la trajectoire de phase va directement vers E (voir figure 9.5). Le système n'oscille pas : la dérivée est constamment positive. Une telle évolution est dite **apériodique**.

C'est une augmentation de R qui fait perdre au système son caractère oscillant. On remarque aussi, sur les figures 9.4 et 9.5, que plus R augmente, plus la valeur maximale atteinte par $\dot{u}_C$ diminue, de même que la valeur maximale de u_C . La résistance R est une source d'**amortissement** pour le circuit.

L'interprétation théorique de ces résultats expérimentaux passe par l'écriture et la résolution d'une équation différentielle linéaire du deuxième ordre. On établit cette équation dans le paragraphe 2 avant de la résoudre dans le paragraphe 3.

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

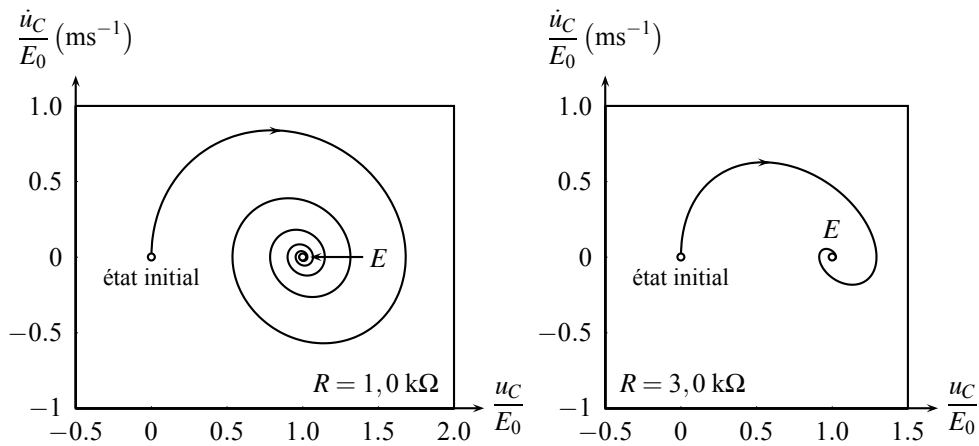


Figure 9.4 – Trajectoire de phase pour des systèmes pseudo-périodiques.

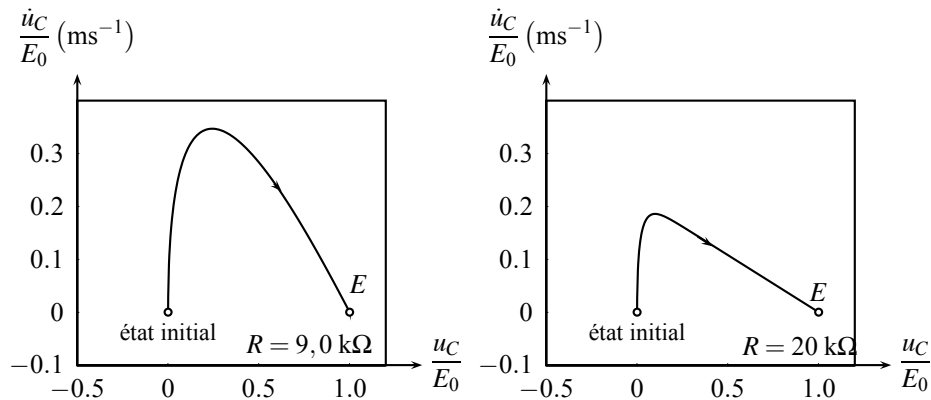


Figure 9.5 – Trajectoire de phase pour des systèmes apériodiques.

2 Équation différentielle sur la tension u_C

Fonctionnellement, le montage étudié est symboliquement représenté par :



Figure 9.6 – Schéma-bloc du montage.

On cherche une équation différentielle liant $u_C(t)$ et $e(t)$.

2.1 Mise en équation

Le schéma électrique du circuit est le suivant :

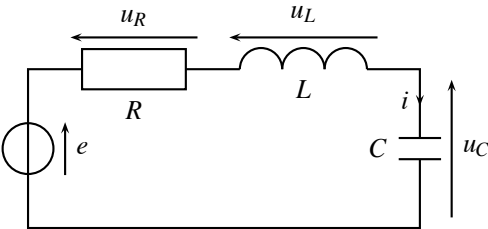


Figure 9.7 – Montage dont on étudie l'équation différentielle.

La loi des mailles impose :

$$e(t) = u_C(t) + u_L(t) + u_R(t).$$

De plus, R , L et C sont traversés par le même courant d'intensité $i(t)$:

$$u_R(t) = Ri(t), \quad u_L(t) = L \frac{di}{dt} \quad \text{et} \quad i(t) = C \frac{du_C}{dt}.$$

Ainsi :

$$u_R(t) = Ri(t) = RC \frac{du_C}{dt} \quad \text{et} \quad u_L(t) = L \frac{di}{dt} = LC \frac{d}{dt} \left(\frac{du_C}{dt} \right) = LC \frac{d^2 u_C}{dt^2}.$$

La loi des mailles s'écrit finalement : $e(t) = LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C(t).$

Cette relation est une **équation différentielle du deuxième ordre** : relation liant $u_C(t)$ et les deux premières dérivées $\frac{du_C}{dt}$ et $\frac{d^2 u_C}{dt^2}$.

2.2 Pulsation propre et facteur de qualité

Il est habituel de mettre cette équation différentielle sous l'une des deux formes canoniques suivantes :

$$\frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{1}{Q\omega_0} \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = e(t) \quad \text{ou} \quad \frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = e(t),$$

où apparaissent trois grandeurs qui caractérisent le circuit :

- la **pulsation caractéristique** ou **pulsation propre** ω_0 , qui s'exprime en rad.s^{-1} ;
- le **facteur de qualité** Q , qui est sans dimension ;

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

- le **facteur d'amortissement** ξ , qui est sans dimension et qui est lié au facteur de qualité par la relation : $\xi = \frac{1}{2Q}$.

Pour obtenir les expressions de la pulsation propre et du facteur de qualité du circuit *RLC* série étudié, on compare l'équation différentielle à son expression canonique, ce qui conduit au système :

$$\begin{cases} LC = \frac{1}{\omega_0^2} \\ RC = \frac{1}{Q\omega_0} \end{cases},$$

que l'on résout pour obtenir :

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad \text{et} \quad Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}.$$



Le facteur d'amortissement est $\xi = \frac{1}{2}R\sqrt{\frac{C}{L}}$.

3 Détermination de la tension $u_C(t)$

On souhaite calculer la tension $u_C(t)$ pour $t > 0$.

3.1 Recherche des conditions initiales

On a vu dans le chapitre précédent que la résolution mathématique d'une équation différentielle du premier ordre requiert la connaissance d'une condition initiale sur le signal cherché : la valeur du signal à l'instant initial. De manière analogue, la résolution d'une équation différentielle du deuxième ordre requiert deux conditions initiales : la valeur du signal et la valeur de sa dérivée à l'instant initial².

Pour trouver la tension $u_C(t)$ il faut déterminer au préalable $u_C(0^+)$ et $\frac{du_C}{dt}(0^+)$, valeurs de u_C et de sa dérivée immédiatement après le changement de valeur de l'entrée $e(t)$. Pour cela on s'appuie sur les deux règles vues au chapitre précédent :

- la tension aux bornes d'un condensateur est continue ;
- l'intensité traversant une bobine est continue.

Pour $t < 0$ le circuit n'a pas encore été alimenté donc toutes les grandeurs électriques, tensions et intensité, sont nulles (on peut le constater sur les oscillogrammes de la figure 9.2, page 314). Donc $u_C(0^-) = 0$ et comme $u_C(t)$, tension aux bornes de la capacité, est une fonction continue :

$$u_C(0^+) = u_C(0^-) = 0.$$

2. Par exemple, au chapitre 1, on a résolu l'équation différentielle du mouvement de l'oscillateur harmonique en connaissant la position et la vitesse à l'instant initial.

De même $i(t)$, intensité qui traverse la bobine, est une fonction continue. On en déduit que : $i(0^+) = i(0^-) = 0$. Or, d'après la loi du condensateur : $i(t) = C \frac{du_C}{dt}$. On a donc :

$$\frac{du_C}{dt}(0^+) = 0.$$

Le couple {équation différentielle, conditions initiales} à résoudre est maintenant complet. Attendu que pour $t > 0$, $e(t) = E_0$, il s'écrit :

$$\begin{cases} \frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = E_0 \\ u_C(0) = 0 \\ \frac{du_C}{dt}(0) = 0. \end{cases}$$

3.2 Solution particulière $u_{C,p}(t)$

Comme au chapitre précédent on a une équation différentielle linéaire, avec un second membre non nul. D'après l'annexe *Outils mathématiques*, page 1044, sa solution est la somme de deux termes :

- une **solution particulière** de l'équation, notée $u_{C,p}(t)$;
- une solution générale de l'**équation homogène** notée $u_{C,h}(t)$.

La solution particulière $u_{C,p}(t)$ est cherchée sous la forme d'une constante, comme l'entrée. Sa dérivée première est donc nulle, ainsi que sa dérivée seconde. L'équation différentielle s'écrit donc :

$$\frac{1}{\omega_0^2} \times 0 + \frac{2\xi}{\omega_0} \times 0 + u_{C,p}(t) = E_0 \quad \text{soit} \quad u_{C,p}(t) = E_0.$$

La fonction $u_{C,p}(t)$ correspond au régime établi (ou régime permanent) que l'on voit sur la figure 9.2, page 314.

3.3 Différents régimes pour $u_{C,h}(t)$

$u_{C,h}(t)$ est solution de l'équation homogène, c'est-à-dire avec un second membre nul :

$$\frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 u_{C,h}}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{du_{C,h}}{dt} + u_{C,h}(t) = 0.$$

Sa résolution passe par l'équation caractéristique associée (voir annexe sur les outils mathématiques page 1048) :

$$\frac{r^2}{\omega_0^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} r + 1 = 0,$$

dont le discriminant est : $\Delta = \left(\frac{2\xi}{\omega_0}\right)^2 - 4 \times \frac{1}{\omega_0^2} \times 1 = \frac{4}{\omega_0^2} (\xi^2 - 1)$.

Le comportement physique du système est différent dans les trois cas $\Delta > 0$, $\Delta = 0$ et $\Delta < 0$.

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

a) Régime apériodique

On parle de **régime apériodique** lorsque $\Delta > 0$ c'est-à-dire si $\xi > 1$ (soit $Q < \frac{1}{2}$).

Dans l'expérience du paragraphe 1, on a un régime apériodique si $R > 2\sqrt{\frac{L}{C}} \simeq 8,2 \text{ k}\Omega$, c'est-à-dire si le système est **fortement amorti**. C'est le cas sur les deux derniers oscillogrammes de la figure 9.2 page 314.

L'équation caractéristique a dans ce cas *deux racines réelles* :

$$r_1 = \omega_0 \left(-\xi + \sqrt{\xi^2 - 1} \right) \quad \text{et} \quad r_2 = \omega_0 \left(-\xi - \sqrt{\xi^2 - 1} \right),$$

et la solution générale de l'équation différentielle homogène est :

$$u_{C,h}(t) = \lambda_1 e^{r_1 t} + \lambda_2 e^{r_2 t},$$

où λ_1 et λ_2 sont deux constantes d'intégration inconnues à ce stade de la résolution.

b) Régime critique

On parle de **régime critique** lorsque $\Delta = 0$ c'est-à-dire si $\xi = 1$ (soit $Q = \frac{1}{2}$). Ce régime tire son nom de son caractère limite entre deux autres régimes.

Dans l'expérience du paragraphe 1, il est obtenu en donnant à la résistance la valeur particulière $R_C = 2\sqrt{\frac{L}{C}} \simeq 8,2 \text{ k}\Omega$. Pour cette valeur de R on parle d'**amortissement critique**.

L'équation caractéristique admet dans ce cas une *racine double* $r = -\omega_0$ et la solution générale de l'équation différentielle homogène est :

$$u_{C,h}(t) = (\lambda_1 + \lambda_2 t) \exp(-\omega_0 t),$$

où λ_1 et λ_2 sont deux constantes d'intégration, inconnues à ce stade de la résolution.

c) Régime pseudo-périodique

On parle de **régime pseudo-périodique** lorsque $\xi < 1$ (soit $Q > \frac{1}{2}$).

Dans l'expérience du paragraphe 1, on a un régime pseudo-périodique si $R < R_C$, c'est-à-dire si le système est **faiblement amorti**. C'est le cas sur les deux premiers oscillogrammes de la figure 9.2 page 314.

L'équation caractéristique admet dans ce cas deux *racines complexes conjuguées* :

$$r_1 = -\omega_0 \xi + i\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} \quad \text{et} \quad r_2 = -\omega_0 \xi - i\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2}$$

et la solution générale de l'équation différentielle homogène est :

$$u_{C,h}(t) = \exp(-\omega_0 \xi t) \left(\lambda_1 \cos \left(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t \right) + \lambda_2 \sin \left(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t \right) \right),$$

où λ_1 et λ_2 sont deux constantes d'intégration, inconnues à ce stade de la résolution.
Des oscillations, dues aux fonctions trigonométriques de pulsation $\omega = \omega_0 \sqrt{1 - \xi^2}$, apparaissent dans ce cas, d'où le nom pseudo-périodique. $u_{C,h}(t)$ n'est toutefois pas périodique à cause de la présence du terme exponentiel, c'est pourquoi ω est appelée **pseudo-pulsation**. On retiendra son expression :

$$\omega = \omega_0 \sqrt{1 - \xi^2}.$$

3.4 Solution complète

La solution générale $u_C(t)$ est la somme des solutions particulière, $u_{C,p}(t)$, et homogène, $u_{C,h}(t)$:

$$u_C(t) = E_0 + u_{C,h}(t).$$



C'est sur cette solution complète qu'on identifie les constantes λ_1 et λ_2 par application des conditions initiales.

Les calculs diffèrent suivant la nature du régime (apériodique, critique ou pseudo-périodique).

Exemple

On se place dans le cas critique ($\xi = 1$). Alors :

$$u_C(t) = E_0 + (\lambda_1 + \lambda_2 t) \exp(-\omega_0 t).$$

Les conditions initiales imposent $u_C(0) = 0$ et $\frac{du_C}{dt}(0) = 0$, or :

- $u_C(0) = 0 = E_0 + \lambda_1$ donc : $\lambda_1 = -E_0$;
- la dérivée de $u_C(t)$ par rapport à t est :

$$\frac{du_C}{dt}(t) = \lambda_2 \exp(-\omega_0 t) + (\lambda_1 + \lambda_2 t)(-\omega_0) \exp(-\omega_0 t),$$

ainsi :

$$\frac{du_C}{dt}(0) = \lambda_2 - \omega_0 \lambda_1,$$

d'où :

$$\lambda_2 = -\omega_0 E_0.$$

Finalement, la solution de l'ensemble {équation différentielle, conditions initiales}, dans le cas $\xi = 1$ est :

$$u_C(t) = E_0 - E_0(1 + \omega_0 t) \exp(-\omega_0 t).$$

Il n'est pas nécessaire d'apprendre ce résultat par cœur. Seule la démarche doit être connue.
On retiendra l'allure du graphe de la réponse $u_C(t)$ à un signal d'entrée en échelon dans le cas des trois régimes (voir figure 9.8).

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

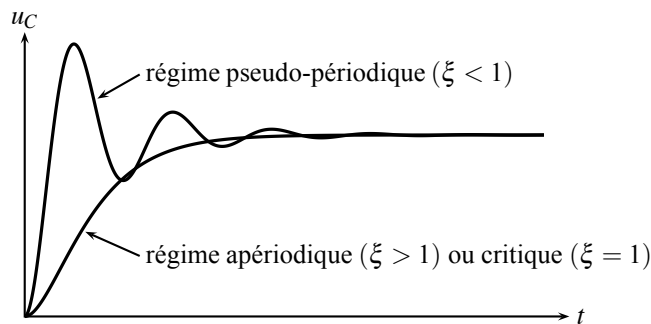


Figure 9.8 – Essais indiciels d'un système du deuxième ordre en fonction de ξ .

Remarque

On observe que les cas apériodique et critique ont la même allure graphique. De plus, plus un système est amorti, c'est-à-dire plus son coefficient d'amortissement ξ est important (ou son facteur de qualité Q petit) moins il oscille. Un oscillateur de grand facteur de qualité oscille beaucoup avant de s'arrêter.

4 Durée du régime transitoire

On définit dans la littérature le **temps de réponse à 5%**. Le terme « littérature » renvoie ici à l'ensemble des publications scientifiques et techniques dans le domaine étudié. Ce temps de réponse à 5%, noté T_R , est la durée au bout de laquelle le système atteint sa valeur finale à moins de 5%, lors d'un essai indiciel (réponse à un échelon de hauteur E_0). Le signal reste alors compris entre 0,95 et 1,05 fois la valeur finale. Cette durée correspond à la durée du régime transitoire. Cette définition est illustrée par deux exemples ci-dessous.

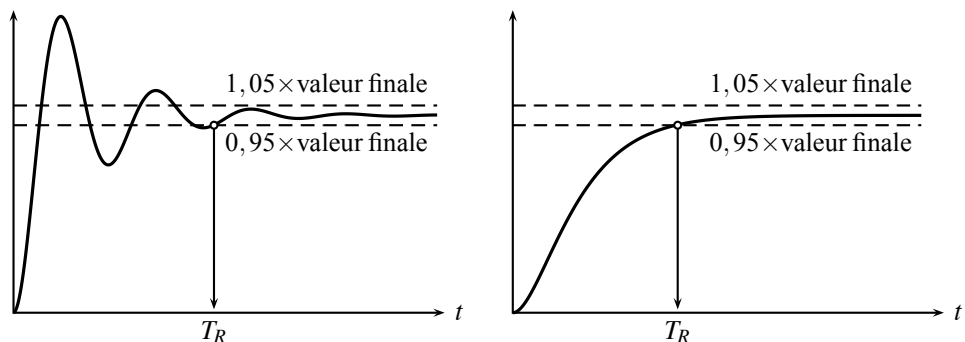


Figure 9.9 – Mise en évidence du temps de réponse à 5%.

Ce temps de réponse est calculable (numériquement, par un ordinateur) pour chaque valeur du facteur d'amortissement ξ . On trace ensuite le paramètre sans dimension $\omega_0 T_R$ en fonction du facteur d'amortissement ξ , en échelle logarithmique.

Qu'est-ce qu'un diagramme avec des échelles logarithmiques ? On trace $\log(\omega_0 T_R)$ en fonc-

tion de $\log(\xi)$. Cependant, on continue à graduer les axes par les valeurs de $\omega_0 T_R$ et ξ pour plus de clarté. Les graduations ne sont alors plus équidistantes, mais se resserrent vers le haut et la droite.

Le graphe est tracé sur la figure 9.10. Le minimum a pour coordonnées $(\xi = 0,69; \omega_0 T_R \approx 3)$.

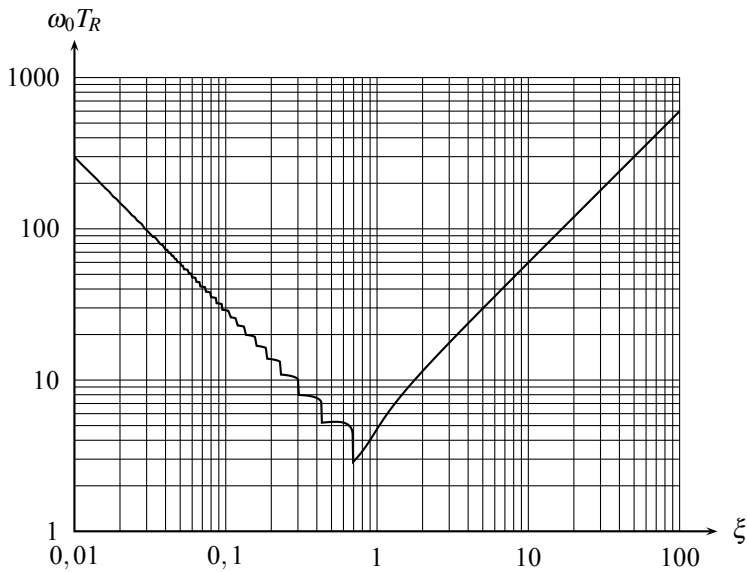


Figure 9.10 – Temps de réponse à 5% en fonction de ξ .

Le temps de réponse minimum $T_{R,\min}$ est obtenu pour $\xi = 0,69$ et vaut $T_{R,\min} \approx \frac{3}{\omega_0}$.

Remarque

Cette valeur de $\xi = 0,69$ correspond à un régime pseudo-périodique.

5 Réponse à un signal créneaux

5.1 Observations expérimentales

L'étude expérimentale de la réponse indicielle (réponse à un échelon de hauteur E_0) et du régime libre (entrée nulle mais conditions initiales différentes de zéro), s'effectue en alimentant le circuit par un signal créneaux de valeur moyenne différente de zéro et de période T . On souhaite pouvoir observer le régime établi sur chaque demi-période, aussi doit-on choisir $T > T_R$, où T_R est le temps de réponse du système.

Pour le circuit série constitué de $C = 33 \text{ nF}$, $L = 560 \text{ mH}$ et $R = 3 \text{ k}\Omega$, déjà étudié au paragraphe 1 on calcule :

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \simeq 7,4 \cdot 10^3 \text{ rad.s}^{-1} \quad \text{et} \quad \xi = \frac{R}{2} \sqrt{\frac{C}{L}} \simeq 0,37.$$

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

Avec le graphe de $\omega_0 T_R$ en fonction de ξ , on trouve $\omega_0 T_R \approx 8$, c'est-à-dire $T_R \approx 1,1$ ms. Le choix de $T = 8$ ms, observé sur l'oscillographe de la page suivante, est donc valable.

On observe la charge du condensateur lors de l'essai indiciel, puis sa décharge lors du régime libre.

Le portrait de phase est explicite. Le système part du point A de coordonnées ($\dot{u}_C = 0$, $u_C = 0$) pour aboutir au point B de coordonnées ($\dot{u}_C = 0$, $u_C = E_0$) lors de l'essai indiciel, en oscillant, car $\dot{u}_C$ est alternativement positif et négatif. Puis il revient vers A lors du régime libre, en oscillant de même.

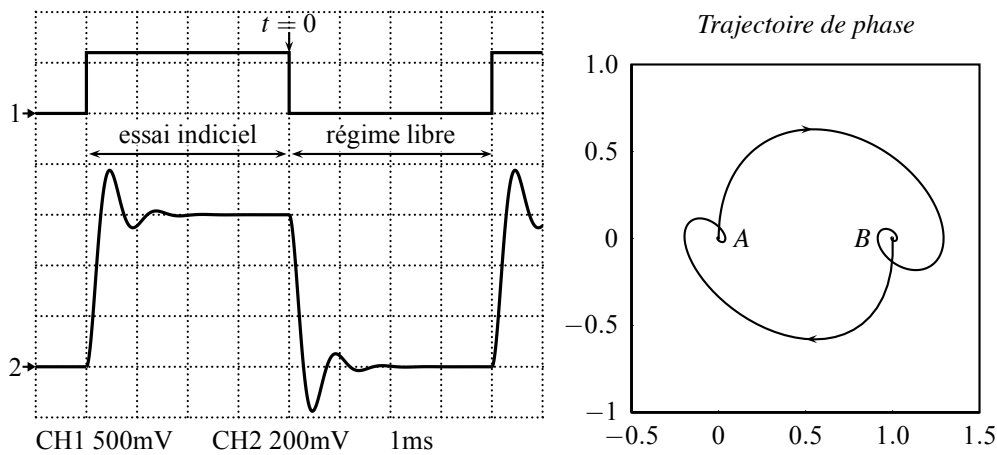


Figure 9.11 – Essai indiciel, régime libre et trajectoire de phase dans le plan

$$\left(X = \frac{u_C}{E_0}, Y = \frac{\dot{u}_C}{E_0} \text{ (en ms}^{-1}\text{)} \right).$$

5.2 Modélisation du régime libre

La mise en équation complète de la phase de régime libre requiert :

- l'équation différentielle qui modélise l'évolution du système ;
- les conditions initiales qui précisent de quel point le système part.

De plus, on choisit de prendre pour instant initial $t = 0$ la date où ce régime commence (ce choix de la date $t = 0$ est toujours arbitraire).

Dans un régime libre, le système n'est plus alimenté ($e(t) = 0$) ; l'équation différentielle sur $u_C(t)$ devient homogène (elle a un second membre nul) :

$$\frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{du_C}{dt} + u_C = 0 \quad \text{avec} \quad \begin{cases} \omega_0 \simeq 7,4 \cdot 10^3 \text{ rad.s}^{-1} \\ \xi \simeq 0,37 < 1. \end{cases}$$

Le système est faiblement amorti, $\xi < 1$, il oscille donc.

Quelle est la condition initiale ? L'observation des formes d'onde montre qu'en fin d'essai indiciel la tension aux bornes du condensateur s'est stabilisée à E_0 ; ainsi :

$$u_C(0^-) = E_0 \quad \text{et} \quad \frac{du_C}{dt}(0^-) = 0.$$

En utilisant la loi du condensateur, $i(t) = C \frac{du_C}{dt}$, on en déduit que : $i(0^-) = 0$.

À $t = 0^+$, au tout début du régime libre :

- $u_C(0^+) = E_0$, car la tension aux bornes du condensateur est continue ;
- $i(0^+) = 0$ car l'intensité du courant dans la bobine est continue, donc : $\frac{du_C}{dt}(0^+) = 0$.

Ainsi, le problème devient :

$$\begin{cases} \frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{du_C}{dt} + u_C = 0 & (\omega_0 \simeq 7,4.10^3 \text{ rad.s}^{-1}) \\ u_C(0) = E_0 & \\ \left(\frac{du_C}{dt} \right)(0) = 0 & (\xi \simeq 0,37 < 1) \end{cases}$$

La solution de l'équation différentielle dépend de la valeur de ξ ; puisque $\xi < 1$ elle s'écrit :

$$u_C(t) = \exp(-\omega_0 \xi t) \left(\lambda_1 \cos(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) + \lambda_2 \sin(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) \right),$$

où λ_1 et λ_2 sont deux constantes que l'on détermine en utilisant les conditions initiales. La condition initiale sur $u_C(0)$ impose :

$$u_C(0) = E_0 = \lambda_1.$$

La dérivée de $u_C(t)$ par rapport à t est :

$$\begin{aligned} \frac{du_C}{dt}(t) &= -\omega_0 \xi \exp(-\omega_0 \xi t) \left(\lambda_1 \cos(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) + \lambda_2 \sin(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) \right) \\ &\quad + \exp(-\omega_0 \xi t) \omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} \left(-\lambda_1 \sin(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) + \lambda_2 \cos(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) \right). \end{aligned}$$

La condition initiale sur la dérivée de u_C impose :

$$\frac{du_C}{dt}(0) = -\omega_0 \xi \lambda_1 + \omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} \lambda_2.$$

Ainsi :

$$\lambda_2 = \frac{\xi}{\sqrt{1 - \xi^2}} E_0 \simeq 0,40 \times E_0.$$

Finalement :

$$u_C(t) = E_0 \exp(-\omega_0 \xi t) \left(\cos(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) + \frac{\xi}{\sqrt{1 - \xi^2}} \sin(\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} t) \right).$$

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

Ce résultat n'est évidemment pas à connaître par cœur. Seule la méthode utilisée est à maîtriser. La solution obtenue part bien de E_0 pour tendre vers 0, en oscillant avec une pseudo-pulsation $\omega = \omega_0 \sqrt{1 - \xi^2} \simeq 6,9.10^3 \text{ rad.s}^{-1}$, donc une **pseudo-période** :

$$T = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1 - \xi^2}} \simeq 9,2.10^{-1} \text{ ms.}$$

6 Bilan énergétique

En multipliant la loi des mailles (voir page 317) par l'intensité $i(t)$ on obtient :

$$e(t)i(t) = u_C(t)i(t) + u_L(t)i(t) + u_R(t)i(t).$$

Cette égalité met en jeu différentes puissances (le produit d'une tension par une intensité est une puissance) :

- $\mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) = e(t)i(t)$ est la puissance instantanée fournie par le GBF au circuit ;
- $\mathcal{P}_L(t) = u_L(t)i(t)$ est la puissance instantanée reçue par la bobine de la part du circuit ; on a vu au chapitre 7 que : $\mathcal{P}_L(t) = Li(t) \frac{di}{dt} = \frac{d\mathcal{E}_{\text{magné}}}{dt}$ où $\mathcal{E}_{\text{magné}}(t) = \frac{1}{2}Li^2(t)$ est l'énergie magnétique stockée par la bobine ;
- $\mathcal{P}_C(t) = u_C(t)i(t)$ est la puissance instantanée reçue par le condensateur de la part du circuit ; on a vu au chapitre 7 que : $\mathcal{P}_C(t) = Cu(t) \frac{du}{dt} = \frac{d\mathcal{E}_{\text{élec}}}{dt}$ où $\mathcal{E}_{\text{élec}}(t) = \frac{1}{2}Cu^2(t)$ est l'énergie électrique stockée par le condensateur ;
- $\mathcal{P}_R(t) = u_R(t)i(t) = Ri^2(t) = \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t)$ est la puissance instantanée reçue par la résistance qui est dissipée par effet Joule.

Dans le cas de l'**essai indiciel**, où $e(t) = E_0$, la relation entre ces puissances est :

$$\mathcal{P}_{\text{GBF}}(t) = \frac{d}{dt} (\mathcal{E}_{\text{élec}} + \mathcal{E}_{\text{magné}}) + \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t).$$

L'interprétation de cette équation est la suivante : l'énergie fournie par le générateur est en partie stockée dans le condensateur et la bobine et pour le reste dissipée par effet Joule. La figure 9.12 permet de préciser cela, dans le cas d'un régime pseudo-périodique : au cours de l'expérience, l'énergie stockée dans le circuit (c'est-à-dire dans le condensateur et dans la bobine) représentée en pointillé passe de 0 à $\mathcal{E}_0 = \frac{1}{2}CE_0^2$; elle est d'abord stockée sous forme magnétique, puis essentiellement sous forme électrique et à la fin uniquement sous forme électrique.

Dans le cas du **régime libre**, où $e(t) = 0$, la puissance fournie par le GBF est nulle et l'équation s'écrit :

$$\frac{d}{dt} (\mathcal{E}_{\text{élec}} + \mathcal{E}_{\text{magné}}) = -\mathcal{P}_{\text{Joule}}(t).$$

Cette équation signifie que l'énergie stockée dans le circuit est dissipée par effet Joule. Sur la figure 9.12 on observe que l'énergie du circuit est, à l'instant initial, stockée dans le condensateur et vaut $\mathcal{E}_0 = \frac{1}{2}CE_0^2$; conformément à l'équation ci-dessus, elle diminue au cours du

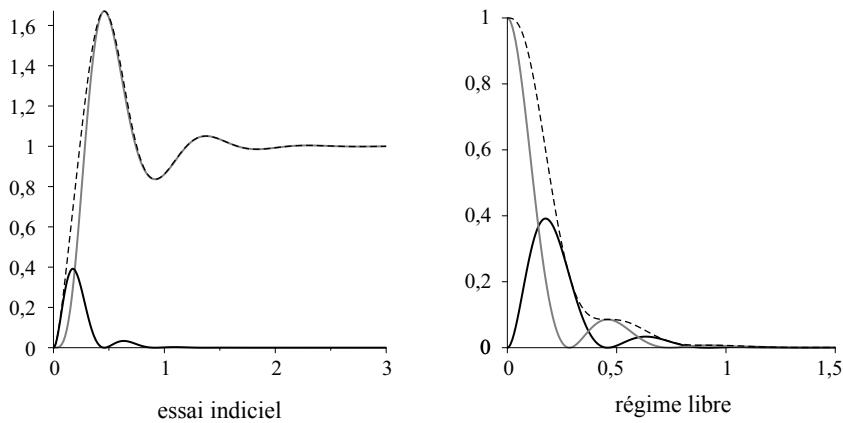


Figure 9.12 – $\mathcal{E}_{\text{élec}}$ (courbe grise), $\mathcal{E}_{\text{magné}}$ (courbe noire) et $\mathcal{E}_{\text{élec}} + \mathcal{E}_{\text{magné}}$ (courbe en pointillé) en fonction du temps (en ms) pour l’essai indiciel et le régime libre du circuit série *RLC* avec $C = 33 \text{ nF}$, $L = 560 \text{ mH}$ et $R = 3 \text{ k}\Omega$. L’unité d’énergie est $\mathcal{E}_0 = \frac{1}{2}CE_0^2$.

temps et s’annule en une durée de l’ordre du temps de réponse du circuit. On observe aussi une oscillation de l’énergie du circuit entre le condensateur et la bobine : au début elle passe du condensateur à la bobine, puis c’est l’inverse, etc.

7 Analogie entre un circuit *RLC* et un oscillateur mécanique

Il existe de nombreux systèmes décrits par des équations différentielles du deuxième ordre comme le circuit *RLC*. Ces systèmes sont nommés **systèmes du deuxième ordre**.

C’est le cas, par exemple, de l’oscillateur harmonique qui a été étudié au chapitre 1, si l’on suppose qu’il existe une force de frottement de type fluide, de la forme $\vec{f}_{\text{frott}} = -\lambda \vec{v}$ où λ est une constante positive et $\vec{v} = \frac{dx}{dt} \vec{u}_x$ la vitesse. Cette force s’ajoute à la force de rappel $\vec{F} = -kx(t) \vec{u}_x$ exercée par le ressort. Le principe fondamental de la dynamique s’écrit alors :

$$\frac{d\vec{p}}{dt} = \vec{F} + \vec{f}_{\text{frott}} \Rightarrow m \frac{d^2x}{dt^2} = -kx(t) - \lambda \frac{dx}{dt}.$$

Cette équation différentielle peut être écrite sous forme canonique :

$$\frac{m}{k} \frac{d^2x}{dt^2} + \frac{\lambda}{k} \frac{dx}{dt} + x(t) = 0 \quad \text{soit} \quad \frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2x}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{dx}{dt} + x(t) = 0$$

avec :

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}} \quad \text{et} \quad \xi = \frac{\lambda}{2\sqrt{km}}.$$

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

Le tableau ci-dessous précise la correspondance entre grandeurs analogues pour le circuit *RLC* série et l’oscillateur harmonique à 1 dimension en mécanique. Ce système mécanique est étudié en détail dans la partie *Mécanique 1* de cet ouvrage.

	circuit <i>RLC</i> série	oscillateur mécanique
signal	$q(t) = Cu_C(t)$	$x(t)$
signal dérivé	$i(t)$	$v(t)$
paramètres	C	$\frac{1}{k}$
	L	m
	R	λ
pulsation propre ω_0	$\frac{1}{\sqrt{LC}}$	$\sqrt{\frac{k}{m}}$
facteur d’amortissement ξ	$\frac{1}{2}R\sqrt{\frac{C}{L}}$	$\frac{1}{2}\frac{\lambda}{\sqrt{km}}$
facteur de qualité Q	$\frac{1}{R}\sqrt{\frac{L}{C}}$	$\frac{\sqrt{km}}{\lambda}$
énergie électrique/potentielle	$\frac{1}{2}Cu_C^2 = \frac{q^2}{2C}$	$\frac{1}{2}kx^2$
énergie magnétique/cinétique	$\frac{1}{2}Li^2$	$\frac{1}{2}mv^2$

Tableau 9.1 – Circuit *RLC* série et oscillateur harmonique à 1 dimension : grandeurs analogues.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- distinguer le régime transitoire du régime permanent ou établi
- équation différentielle canonique du deuxième ordre
- pulsation propre d'un système du deuxième ordre
- coefficient d'amortissement d'un système du deuxième ordre
- facteur de qualité d'un système du deuxième ordre
- temps de réponse d'un système du deuxième ordre

SAVOIR-FAIRE

- tracer l'allure de la réponse indicielle ou du régime libre en fonction des valeurs de ξ et de Q
- établir l'équation différentielle du circuit
- écrire l'équation différentielle sous forme canonique
- résoudre une équation différentielle du deuxième ordre
- déterminer un ordre de grandeur de la durée du régime transitoire
- prévoir l'évolution d'un système avec son portrait de phase
- prévoir l'évolution d'un système à partir de considérations énergétiques
- réaliser un bilan de puissance

MOTS-CLÉS

- | | | |
|----------------------------|----------------------------|----------------------|
| • régime transitoire | • réponse indicielle | ment |
| • régime permanent ou éta- | • réponse libre | • facteur de qualité |
| bli | • pulsation propre | • portrait de phase |
| • échelon | • coefficient d'amortisse- | |

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

S'ENTRAÎNER

9.1 Paramètres caractéristiques d'un système (★)

Un système linéaire est décrit par son équation différentielle : $2 \frac{d^2 s}{dt^2} + \frac{ds}{dt} + 5s(t) = e(t)$, le temps étant exprimé en ms.

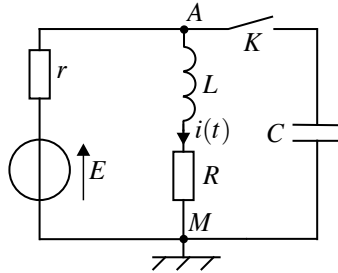
1. Calculer ses paramètres caractéristiques : pulsation caractéristique, coefficient d'amortissement, facteur de qualité.
2. Ce système est alimenté par un échelon. En utilisant la figure 9.10, page 323, calculer son temps de réponse.

9.2 Influence d'un condensateur sur un circuit RL (★)

Un générateur de tension continue de force électromotrice E et de résistance interne r est branché aux bornes d'une bobine d'inductance L et de résistance R .

Pour $t < 0$ l'interrupteur K est ouvert ; on suppose qu'à $t = 0$ le circuit a atteint un régime permanent.

On ferme l'interrupteur K à $t = 0$ ce qui branche en parallèle sur la bobine un condensateur de capacité C . L'objet de cet exercice est l'étude de l'intensité $i(t)$ traversant la bobine pour $t > 0$.

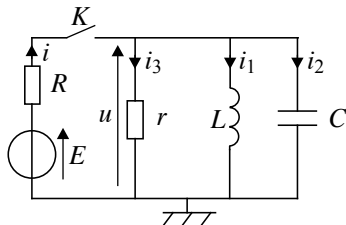


1. Déterminer $i(0^+)$ ainsi que $\frac{di}{dt}(0^+)$.
2. Établir l'équation différentielle vérifiée par $i(t)$.
3. On donne $L = 43 \text{ mH}$, $R = 9,1 \Omega$, $r = 50 \Omega$ et $E = 5,0 \text{ V}$. Déterminer les valeurs de C permettant d'observer un régime quasipériodique.

APPROFONDIR

9.3 Régime transitoire d'un circuit RLC parallèle (★)

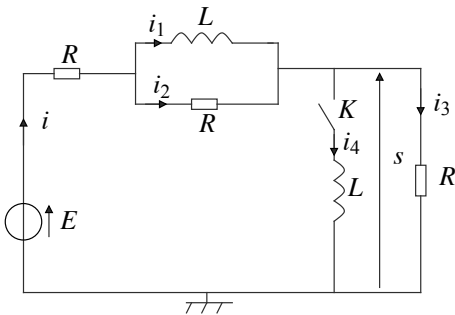
Un générateur de tension continue de force électromotrice E et de résistance interne r est branché en série avec un interrupteur K et l'association en parallèle d'une résistance r , d'une inductance L et d'une capacité C . Initialement l'interrupteur est ouvert, la capacité est déchargée et tous les courants sont nuls. On ferme l'interrupteur K à l'instant $t = 0$. On note $i(t)$ l'intensité du courant dans R , $i_1(t)$ dans L , $i_2(t)$ dans C et $i_3(t)$ dans r ainsi que $u(t)$ la tension aux bornes de r (ou de C ou de L).



- 1. Déterminer $u(0^+)$, $i(0^+)$, $i_1(0^+)$, $i_2(0^+)$ et $i_3(0^+)$ (c'est-à-dire les valeurs juste après la fermeture de l'interrupteur K). En déduire $\frac{di_3}{dt}(0^+)$.
- 2. Déterminer les expressions de $u(\infty)$, $i(\infty)$, $i_1(\infty)$, $i_2(\infty)$ et $i_3(\infty)$ (c'est-à-dire les valeurs lorsqu'un régime permanent est atteint).
- 3. Établir une équation différentielle de la forme : $\frac{d^2i_3}{dt^2} + 2\xi\omega_0\frac{di_3}{dt} + \omega_0^2i_3(t) = 0$ valable pour $t > 0$. On donnera les expressions de ω_0 et ξ en fonction de r , R , L et C .
- 4. Établir la condition que doivent vérifier r , R , L et C pour observer un régime pseudopériodique. Dans ce cas, donner l'expression de la pseudopulsation ω en fonction de ω_0 et ξ , puis de r , R , L et C .
- 5. On suppose la condition de la question 4. vérifiée. Déterminer l'expression de $i_3(t)$.
- 6. À un instant t_1 très grand devant $\frac{1}{\xi\omega_0}$ on ouvre l'interrupteur K . Déterminer, en les justifiant, les valeurs de $u(t_1^+)$, $i(t_1^+)$, $i_1(t_1^+)$, $i_2(t_1^+)$ et $i_3(t_1^+)$. En déduire $\frac{di_3}{dt}(t_1^+)$.
- 7. Établir une équation différentielle vérifiée par $i_3(t)$ pour $t > t_1$ sous une forme analogue à celle de la question 3. Quelle est la nature du régime pour $t > t_1$?
- 8. Déterminer l'expression de $i_3(t)$ pour $t > t_1$.

9.4 Étude d'un circuit à deux bobines (★★)

On considère le circuit représenté ci-dessous. Le générateur a une force électromotrice constante E . L'interrupteur K est ouvert depuis très longtemps et on le ferme à l'instant $t = 0$.



- 1. Déterminer les intensités i , i_1 , i_2 , i_3 et i_4 à l'instant $t = 0^-$ puis à l'instant $t = 0^+$.
- 2. Déterminer $s(\infty)$, $i(\infty)$, $i_1(\infty)$, $i_2(\infty)$, $i_3(\infty)$ et $i_4(\infty)$, c'est-à-dire les valeurs lorsqu'un régime permanent est atteint.
- 3. Relier $s(t)$ à $i_3(t)$, puis à $i_4(t)$. En déduire $\frac{di}{dt}$ en fonction de R , L , $s(t)$ et $\frac{ds}{dt}$.
- 4. Relier $i_1(t)$ et $i_2(t)$. En déduire $\frac{di}{dt}$ en fonction de R , L , i_2 et $\frac{di_2}{dt}$.
- 5. Montrer que $\frac{di}{dt} + \frac{di_2}{dt} + \frac{di_3}{dt} = 0$. En déduire que : $i_2 = \frac{3L}{R^2}\frac{ds}{dt} + \frac{2s(t)}{R}$.
- 6. Trouver une équation différentielle du second ordre vérifiée par $s(t)$.
- 7. Déterminer $s(t)$.

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

CORRIGÉS

9.1 Paramètres caractéristiques d'un système

1. Il convient d'écrire l'équation différentielle sous la forme canonique (le facteur multipliant $s(t)$ doit être égal à 1) et de mettre le temps en secondes. On trouve :

$$4.10^{-7} \frac{d^2 s}{dt^2} + 2.10^{-2} \frac{ds}{dt} + s(t) = 0,2e(t).$$

Par identification : $\frac{1}{\omega_0^2} = 4.10^{-7} \text{ s}^2$ donc $\omega_0 = 1,6.10^3 \text{ rad.s}^{-1}$; puis : $\frac{2\xi}{\omega_0} = 2.10^{-2} \text{ s}$ donc

$$\xi = 16 \text{ et } Q = \frac{1}{2\xi} = 3,1.10^{-2}.$$

2. D'après la courbe de la page 323, pour $\xi = 16$, $\omega_0 T_R \approx 100$, soit $T_R \approx 62,5 \text{ ms}$.

9.2 Influence d'un condensateur sur un circuit RL

1. L'intensité traversant l'inductance L pour $t < 0$ s'obtient en écrivant la loi des mailles sur la maille comprenant le générateur et la bobine soit : $E - ri(t) - Ri(t) - L \frac{di}{dt} = 0$. Or, pour $t < 0$, le circuit est en régime permanent donc : $\frac{di}{dt} = 0$; on en déduit : $i(t < 0) = \frac{E}{r+R}$.

La continuité de l'intensité du courant traversant une inductance L impose : $i(0^+) = \frac{E}{r+R}$.

La continuité de la tension aux bornes de la capacité C , $u(t) = u_{AM}(t)$, qui est aussi la tension aux bornes de l'ensemble L et R impose : $Ri(0^+) + L \frac{di}{dt}(0^+) = 0$ car $u(t) = 0$ pour $t < 0$.

$$\text{On en déduit : } \frac{di}{dt}(0^+) = -\frac{RE}{L(r+R)}.$$

2. Soit i_r et i_C les intensités passant dans les branches de r et de C , comptées positives de A vers M . On écrit la loi des mailles sur la maille comprenant le générateur et la bobine soit : $E + ri_r(t) - Ri(t) - L \frac{di}{dt} = 0$ ainsi que la loi des nœuds, ce qui donne : $i_r(t) + i(t) + i_C(t) = 0$.

Par ailleurs, la loi de la capacité fournit : $i_C(t) = C \frac{du}{dt}$, avec $u(t) = Ri(t) + L \frac{di}{dt}$. On en déduit :

$$\frac{d^2 i}{dt^2} + \left(\frac{1}{rC} + \frac{R}{L} \right) \frac{di}{dt} + \frac{R+r}{rLC} i(t) = \frac{E}{rLC}.$$

3. Pour obtenir un régime quasipériodique ou pseudo-périodique, il faut que le discriminant de l'équation caractéristique, $\Delta = \left(\frac{1}{rC} + \frac{R}{L} \right)^2 - \frac{4(r+R)}{rLC}$, soit négatif. On peut réécrire cette condition sous la forme $(Rr)^2 C^2 - 2rL(R+2r)C + L^2 < 0$. Il s'agit d'une expression du second degré en C dont on veut qu'elle soit de signe opposé à son coefficient dominant, il faut

donc que la valeur de C soit entre les racines. Ces racines sont : $\frac{L \left(2r + R \pm 2\sqrt{r(R+r)} \right)}{R^2 r}$.

Numériquement, la condition est : $3,9 \mu\text{F} < C < 2,3 \text{ mF}$.

9.3 Régime transitoire d'un circuit RLC parallèle

1. On utilise la continuité de l'intensité du courant traversant une inductance et de la tension aux bornes d'une capacité pour déterminer les conditions initiales juste après la fermeture de l'interrupteur K . On obtient immédiatement $i_1(0^+) = 0$ et $u(0^+) = 0$. Par la loi d'Ohm, on a :

$$i_3(0^+) = \frac{u(0^+)}{r} = 0.$$

La loi des mailles : $E - Ri(t) - u(t) = 0$ permet d'obtenir : $i(0^+) = \frac{E}{R}$. En écrivant la loi des nœuds avec les résultats précédents, on a : $i_2(0^+) = i(0^+) = \frac{E}{R}$.

En utilisant la loi d'Ohm et la loi du condensateur trouve : $\frac{di_3}{dt} = \frac{1}{r} \frac{du}{dt} = \frac{1}{rC} i_2(t)$; ainsi :

$$\frac{di_3}{dt}(0^+) = \frac{E}{RrC}.$$

2. En régime permanent, les grandeurs sont constantes et les dérivées temporelles nulles. Les relations du condensateur et de la bobine donnent : $i_2(\infty) = 0$ et $u(\infty) = 0$. Alors en refaisant le même raisonnement qu'à la question précédente, on obtient $i_3(\infty) = 0$ et $i(\infty) = i_1(\infty) = \frac{E}{R}$.

3. En appliquant la loi de générateur, la loi d'Ohm et la loi de la bobine on trouve : $u = E - Ri = ri_3 = L \frac{di_1}{dt}$ et d'après la loi du condensateur : $i_2 = C \frac{du}{dt}$. On a aussi par la loi des nœuds : $i = i_1 + i_2 + i_3$.

On dérive par rapport au temps : $\frac{di}{dt} = \frac{di_1}{dt} + \frac{di_2}{dt} + \frac{di_3}{dt}$. Or, en tenant compte du fait que E est constante $\frac{di}{dt} = -\frac{r}{R} \frac{di_3}{dt}$, $\frac{di_1}{dt} = \frac{r}{L} i_3$, $\frac{di_2}{dt} = C \frac{d^2u}{dt^2} = rC \frac{d^2i_3}{dt^2}$. en injectant ces expressions dans la première relation on obtient :

$$\frac{d^2i_3}{dt^2} + \frac{r+R}{RrC} \frac{di_3}{dt} + \frac{1}{LC} i_3 = 0.$$

Cette équation est de la forme donnée par l'énoncé avec : $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et $\xi = \frac{R+r}{2Rr} \sqrt{\frac{L}{C}}$.

4. Le régime sera pseudo-périodique si le discriminant de l'équation caractéristique $r^2 + 2\xi\omega_0 r + \omega_0^2 = 0$ est négatif soit si $4\xi^2\omega_0^2 - 4\omega_0^2 < 0$, condition qu'on peut écrire $\xi < 1$

ou bien en explicitant la valeur de ξ : $\frac{R+r}{2rR} < \sqrt{\frac{C}{L}}$.

Dans ce cas les solutions de l'équation caractéristique s'écrivent : $-\xi\omega_0 \pm j\omega_0\sqrt{1-\xi^2}$. On en déduit l'expression de la pseudo-pulsation : $\omega = \omega_0\sqrt{1-\xi^2}$. En explicitant en fonction

des paramètres : $\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}} \sqrt{1 - \frac{(R+r)^2 L}{4(Rr)^2 C}}$.

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

5. Dans ces conditions, l'intensité i_3 s'écrit : $i_3(t) = \exp(-\xi \omega_0 t) (\lambda_1 \cos \omega t + \lambda_2 \sin \omega t)$ où λ_1 et λ_2 sont des constantes déterminées par les conditions initiales de la question 1.

Or : $i_3(0) = \lambda_1$ et $\frac{di_3}{dt} = \exp(-\xi \omega_0 t) ((-\omega \lambda_1 - \xi \omega_0 \lambda_2) \sin \omega t + (\omega \lambda_2 - \xi \omega_0 \lambda_1) \cos \omega t)$ donc $\frac{di_3}{dt}(0) = \omega \lambda_2 - \xi \omega_0 \lambda_1$. Finalement : $\lambda_1 = 0$, $\lambda_2 = \frac{E}{RrC\omega}$ et :

$$i_3(t) = \frac{E}{RrC\omega} \exp(-\xi \omega_0 t) \sin(\omega t).$$

6. Puisque $t_1 \gg \frac{1}{\xi \omega_0}$ on peut dire que le régime permanent est atteint à l'instant t_1^- : les valeurs des grandeurs électriques sont celles qui ont été déterminées à la question 2.

On raisonne comme à la question 1. L'intensité dans la bobine étant continue : $i_1(t_1^+) = \frac{E}{R}$; la tension aux bornes du condensateur étant continue $u(t_1^+) = 0$; par suite :

$$i_3(t_1^+) = \frac{u(t_1^+)}{r} = 0.$$

La loi des nœuds s'écrit pour $t > t_1$ (K ouvert) : $i_1(t) + i_2(t) = 0$. On en tire : $i_2(t_1^+) = -\frac{E}{R}$.

Enfin, par la loi d'Ohm et la loi du condensateur : $\frac{di_3}{dt} = \frac{1}{r} \frac{du}{dt} = \frac{1}{rC} i_2(t)$, donc :

$$\frac{di_3}{dt}(t_1^+) = -\frac{E}{RrC}.$$

7. Par un calcul analogue à celui de la question 3., on trouve : $\frac{d^2 i_3}{dt^2} + \frac{1}{rC} \frac{di_3}{dt} + \frac{1}{LC} i_3(t) = 0$.

L'équation a toujours la même forme avec $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et cette fois $\xi' = \frac{1}{2r} \sqrt{\frac{L}{C}}$.

On remarque que $\xi' = \frac{R}{R+r} \xi < \xi < 1$, donc on a pour $t > t_1$ un régime pseudo-périodique.

8. Les conditions initiales en $t = t_1^+$ étant identiques (au signe près) à celles en $t = 0^+$, on peut écrire sans calcul supplémentaire :

$$i_3(t) = -\frac{E}{RrC\omega'} \exp(-\xi' \omega_0 (t - t_1)) \sin(\omega' (t - t_1)),$$

avec $\omega' = \omega_0 \sqrt{1 - \xi'^2}$.

9.4 Étude d'un circuit à deux bobines

1. À $t = 0^-$ on est en régime permanent : les dérivées temporelles des grandeurs sont nulles. Ceci implique que la tension aux bornes de la bobine est nulle (d'après la loi de la bobine elle est égale à L fois la dérivée de l'intensité qui la traverse) et donc l'intensité traversant la résistance en parallèle sur cette bobine aussi : $i_2(0^-) = 0$. La loi des nœuds permet d'écrire

alors $i(0^-) = i_1(0^-) = i_3(0^-)$, puis la loi des mailles $E - Ri(0^-) - Ri_2(0^-) - Ri_3(0^-) = 0$; on en tire : $i(0^-) = i_1(0^-) = i_3(0^-) = \frac{E}{2R}$.

Entre $t = 0^-$ et $t = 0^+$ les intensités traversant les bobines ne varient pas, donc : $i_1(0^+) = \frac{E}{2R}$ et $i_4(0^+) = 0$. La loi des nœuds donne alors : $i(0^+) = \frac{E}{2R} + i_2(0^+) = i_3(0^+)$ et la loi des mailles : $E - Ri(0^+) - Ri_2(0^+) - Ri_3(0^+) = 0$. On en tire : $i(0^+) = i_3(0^+) = \frac{E}{2R}$, $i_2(0^+) = 0$.

2. Pour un temps infini, le régime est permanent donc les dérivées temporelles sont nulles. On en déduit que les tensions aux bornes des bobines sont nulles donc : $s(\infty) = 0$, $i_2(\infty) = i_3(\infty) = 0$. La loi des nœuds donne alors : $i(\infty) = i_1(\infty) = i_4(\infty)$; puis la loi des mailles $E - Ri(\infty) = 0$; on en déduit que : $i(\infty) = i_1(\infty) = i_4(\infty) = \frac{E}{R}$.

3. Par la loi d'Ohm, on a $s(t) = Ri_3(t)$ et la relation entre l'intensité et la tension pour une inductance donne $s(t) = L \frac{di_4}{dt}$.

La loi des nœuds s'écrit $i(t) = i_3(t) + i_4(t)$; en dérivant et en utilisant les relations précédentes, on en déduit :

$$\frac{di}{dt} = \frac{1}{R} \frac{ds}{dt} + \frac{s(t)}{L}.$$

4. L'égalité des tensions pour deux dipôles en parallèle s'écrit : $Ri_2(t) = L \frac{di_1}{dt}$ avec $i(t) = i_1(t) + i_2(t)$ par la loi des nœuds. On a donc : $\frac{di}{dt} = \frac{R}{L} i_2(t) + \frac{di_2}{dt}$.

5. La loi des mailles donne $E = Ri(t) + Ri_2(t) + Ri_3(t)$; en dérivant cette équation par rapport au temps il vient : $\frac{di}{dt} + \frac{di_2}{dt} + \frac{di_3}{dt} = 0$. En utilisant les expressions de la question 3. on en tire : $0 = \frac{1}{R} \frac{ds}{dt} + \frac{s(t)}{L} + \frac{di_2}{dt} + \frac{1}{R} \frac{ds}{dt}$ soit $\frac{di_2}{dt} = -\frac{2}{R} \frac{ds}{dt} - \frac{s(t)}{L}$. La relation de la question 4 permet alors d'écrire : $i_2(t) = \frac{L}{R} \left(\frac{di}{dt} - \frac{di_2}{dt} \right) = \frac{L}{R} \left(\frac{1}{R} \frac{ds}{dt} + \frac{s(t)}{L} + \frac{2}{R} \frac{ds}{dt} + \frac{s(t)}{L} \right)$ soit :

$$i_2(t) = 3 \frac{L}{R^2} \frac{ds}{dt} + \frac{2s(t)}{R}.$$

6. On reporte les expressions trouvées en 3. et 5. dans la relation $\frac{di}{dt} + \frac{di_2}{dt} + \frac{di_3}{dt} = 0$ pour obtenir : $\frac{1}{R} \frac{ds}{dt} + \frac{s}{L} + \frac{3L}{R^2} \frac{d^2s}{dt^2} + \frac{2}{R} \frac{ds}{dt} + \frac{1}{R} \frac{ds}{dt} = 0$, soit :

$$3 \frac{d^2s}{dt^2} + 4 \frac{R}{L} \frac{ds}{dt} + \left(\frac{R}{L} \right)^2 s(t) = 0.$$

7. L'équation caractéristique de cette équation différentielle est $3r^2 + 4 \frac{R}{L} r + \left(\frac{R}{L} \right)^2 = 0$. Son discriminant s'écrit $\Delta = \left(2 \frac{R}{L} \right)^2 > 0$; les racines sont $-\frac{R}{L}$ et $-\frac{R}{3L}$. La solution est donc de

CHAPITRE 9 – CIRCUIT LINÉAIRE DU SECOND ORDRE

la forme : $s(t) = \lambda_1 \exp\left(-\frac{R}{L}t\right) + \lambda_2 \exp\left(-\frac{R}{3L}t\right)$, où λ_1 et λ_2 sont des constantes.

Les conditions initiales sont :

- d'après 1., $s(0^+) = Ri_3(0^+) = \frac{E}{2}$;
- d'après 5., $\frac{ds}{dt}(0^+) = \frac{R^2}{3L} \left(i_2(0^+) - \frac{2}{R}s(0^+) \right)$ d'où, avec $i_2(0^+) = 0$: $\frac{ds}{dt}(0^+) = -\frac{RE}{3L}$.

On en tire les relations : $\lambda_1 + \lambda_2 = \frac{E}{2}$ et $\lambda_1 + \frac{\lambda_2}{3} = \frac{E}{3}$ qui permettent de calculer λ_1 et λ_2 .

Finalement :

$$s(t) = \frac{E}{4} \left(\exp\left(-\frac{R}{L}t\right) + \exp\left(-\frac{R}{3L}t\right) \right).$$

Régime sinusoïdal

10

Dans les deux chapitres précédents on a étudié la réponse d'un circuit à une excitation constante et le régime transitoire observé au moment où le signal d'entrée apparaît. Dans ce chapitre et le suivant on considère le cas où l'excitation est une fonction sinusoïdale du temps et on s'intéresse uniquement au régime établi qui est appelé dans ce cas **régime sinusoïdal forcé**.

L'utilisation de grandeurs complexes, la notion d'impédance complexe et, dans le chapitre suivant, de fonction de transfert complexe, remplacent alors l'écriture de relations différentielles.

1 Régime transitoire et régime sinusoïdal forcé

1.1 Exemple

On étudie un système du deuxième ordre, électrique ou mécanique, régi par l'équation différentielle : $\frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 s}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{ds}{dt} + s(t) = e(t)$. À partir de l'instant $t = 0$, l'entrée est une fonction sinusoïdale du temps de fréquence f et pulsation $\omega = 2\pi f$:

$$e(t) = E_0 \cos(2\pi ft) = E_0 \cos(\omega t).$$

a) Observations expérimentales

On observe, avec un oscilloscope réglé en mode « monocoup » (ou bien une carte d'acquisition reliée à un ordinateur), le signal de sortie $s(t)$ sur la voie 2, ainsi que l'entrée $e(t)$ sur la voie 1. La figure 10.1 montre différents résultats typiques.

Les réponses sont très variées. On observe toutefois que le signal de sortie $s(t)$ finit dans tous les cas par être sinusoïdal, comme le signal d'entrée $e(t)$ et de même fréquence que $e(t)$.

On distingue deux régimes :

- le **régime transitoire** qui est observé pendant une durée limitée, juste après le début de l'excitation ;
- le régime établi où le signal de sortie est sinusoïdal, de même fréquence que le signal d'entrée, ce régime est appelé **régime sinusoïdal forcé**.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

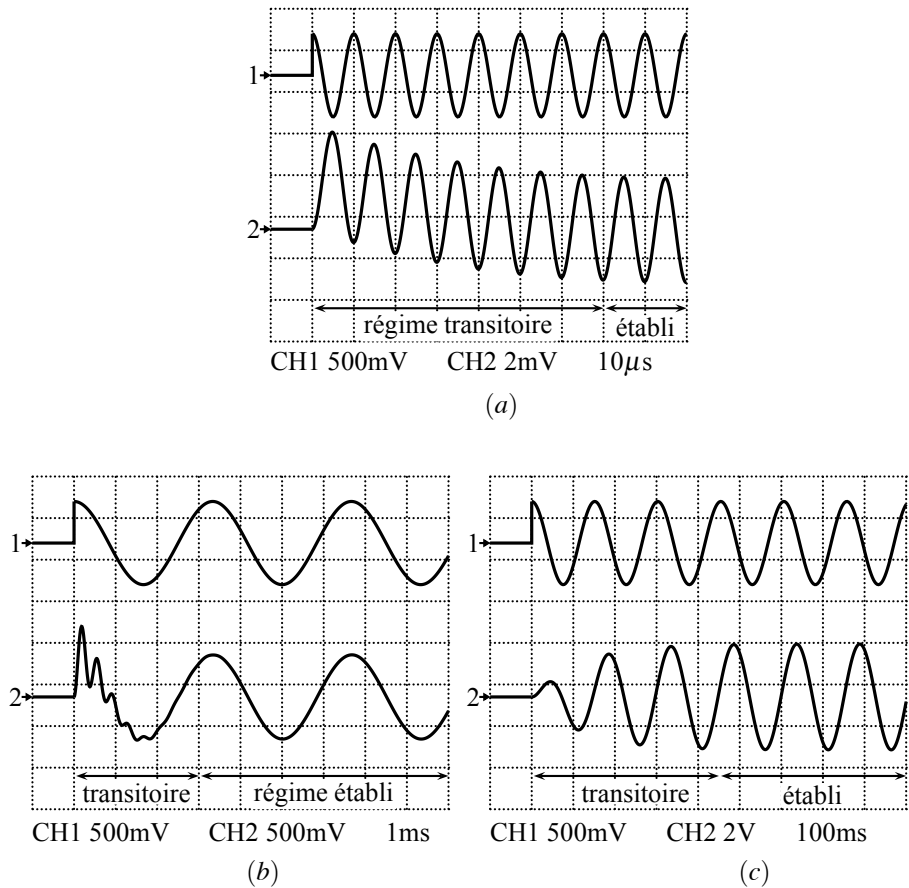


Figure 10.1 – Réponse d'un système du deuxième ordre de fréquence propre f_0 et coefficient d'amortissement ξ à une excitation sinusoïdale de fréquence f : (a) système électrique : $f_0 = 5,0$ kHz, $\xi = 0,8$ et $f = 100$ kHz ; (b) système électrique : $f_0 = 2,7$ kHz, $\xi = 0,1$ et $f = 300$ Hz, (c) système mécanique : $f_0 = 7$ Hz, $\xi = 0,2$ et $f = 6,6$ Hz.

b) Interprétation

Pour $t \geq 0$, le signal $s(t)$ est solution de l'équation différentielle :

$$\frac{1}{\omega_0^2} \frac{d^2 s}{dt^2} + \frac{2\xi}{\omega_0} \frac{ds}{dt} + s(t) = E_0 \cos(\omega t), \quad (10.1)$$

vérifiant les conditions initiales de l'expérience (valeurs de $s(0)$ et $\frac{ds}{dt}(0)$). On sait que la solution de ce problème est de la forme :

$$s(t) = s_h(t) + s_p(t),$$

où $s_h(t)$ est une solution de l'équation homogène (c'est-à-dire l'équation obtenue en annulant le second membre) et $s_p(t)$ une solution particulière de l'équation différentielle complète. On verra qu'il en existe toujours une qui est une fonction sinusoïdale de même pulsation que $e(t)$ donc de la forme :

$$s_p(t) = S_0 \cos(\omega t + \varphi).$$

Par ailleurs, l'étude des systèmes du second ordre au chapitre précédent a montré que les solutions $s_h(t)$ tendent toutes vers 0 et, en pratique, sont quasiment nulles au bout d'un temps appelé temps de réponse T_R du système. Ainsi :

$$\text{si } t > T_R, \quad s(t) \simeq s_p(t)$$

ce qui signifie qu'on a atteint le régime établi.

Pendant le régime transitoire, c'est-à-dire entre $t = 0$ et $t = T_R$, on observe la superposition de $s_h(t)$ et $s_p(t)$. L'allure du signal dépend des paramètres du système et notamment de la valeur du facteur d'amortissement ξ . Par exemple, dans le cas de la figure 10.1(b) : $\xi = 0,1$ donc $s_h(t)$ correspond à des oscillations amorties de fréquence voisine de $f_0 = 2,7$ kHz qui sont bien visibles sur l'oscillogramme.

1.2 Généralisation

On observe le même comportement pour les systèmes du premier ordre et plus généralement pour tout système linéaire stable, c'est-à-dire dont le signal de sortie tend vers 0 si le signal d'entrée est nul :

- Si l'on injecte une excitation $e(t)$ sinusoïdale dans le système, on observe d'abord un **régime transitoire** puis un **régime sinusoïdal forcé**.
- En régime sinusoïdal forcé, le signal de sortie $s(t)$ est égal à l'unique solution de l'équation différentielle du système qui est sinusoïdale et de même fréquence que $e(t)$. Cette solution appelée **réponse sinusoïdale** est indépendante des conditions initiales.
- Pendant le régime transitoire, un signal de régime libre (solution de l'équation différentielle du système pour une entrée nulle) dépendant des conditions initiales se superpose à la réponse sinusoïdale.

Le régime sinusoïdal forcé est souvent appelé simplement **régime sinusoïdal** et parfois **régime sinusoïdal permanent**. Il est le seul à être observé sur un oscilloscope en mode « normal » ou « auto ». Dans toute la suite du chapitre on supposera ce régime établi.

2 Signaux complexes en régime sinusoïdal forcé

2.1 Fondements de la méthode complexe

a) Signal complexe associé à un signal sinusoïdal

On considère un signal sinusoïdal $x(t) = X_0 \cos(\omega t + \varphi)$. La notation x est ici neutre ; elle désigne un signal qui peut être électrique ou mécanique, et qui peut être aussi bien le signal d'entrée d'un système que le signal de sortie.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

Au signal $x(t)$ on associe le **signal complexe** $\underline{x}(t)$:

$$\underline{x}(t) = X_0 \exp(j(\omega t + \varphi)).$$

Dans cette formule, le signal complexe est souligné pour affirmer son appartenance à $\mathbb{C}$ et j est le nombre complexe tel que $j^2 = -1$. Ce nombre est noté i en mathématiques, mais on évite cette notation en physique afin de ne pas le confondre avec l'intensité d'un courant.

Le signal complexe se note aussi :

$$\underline{x}(t) = X_0 \exp(j\varphi) \exp(j\omega t) = \underline{X}_0 \exp(j\omega t),$$

où $\underline{X}_0 = X_0 \exp(j\varphi)$ est l'**amplitude complexe**.

b) Lien entre le signal complexe et le signal réel

Si l'on connaît le signal complexe $\underline{x}(t)$ correspondant à un signal réel sinusoïdal $x(t)$ on peut trouver :

- la valeur instantanée du signal réel en prenant la partie réelle :

$$x(t) = \operatorname{Re}(\underline{x}(t)),$$

- l'amplitude du signal réel en prenant le module :

$$X_0 = |\underline{x}(t)|,$$

- la phase initiale en prenant l'argument :

$$\varphi = \arg(\underline{x}(t)) - \omega t = \arg \underline{X}_0.$$

c) Dérivation et intégration d'un signal complexe

Le signal complexe associé à la dérivée $\frac{dx}{dt}$ est $\frac{d\underline{x}}{dt}$. Puisque : $\frac{d}{dt}(\exp(j\omega t)) = j\omega \times \exp(j\omega t)$ on a la règle de dérivation suivante :

$$\frac{d\underline{x}}{dt} = j\omega \times \underline{x}(t).$$

Soit $\int x(t)dt$ le signal sinusoïdal dont la dérivée est égale à $x(t)$, c'est-à-dire en notation réelle : $\int x(t)dt = \frac{X_0}{\omega} \sin(\omega t + \varphi) = \frac{X_0}{\omega} \cos\left(\omega t + \varphi - \frac{\pi}{2}\right)$. En notation complexe, ce signal est simplement :

$$\int \underline{x}(t)dt = \frac{1}{j\omega} \times \underline{x}(t).$$

d) Déphasage entre deux signaux complexes

Soit deux signaux sinusoïdaux de même pulsation :

$$x(t) = X_0 \cos(\omega t + \varphi) \quad \text{et} \quad y(t) = Y_0 \cos(\omega t + \psi).$$

Le **déphasage** de $y(t)$ par rapport à $x(t)$ est :

$$\varphi_{y/x} = \psi - \varphi.$$

Si l'on connaît les signaux complexes associés, on le calcule facilement puisque :

$$\psi - \varphi = (\omega t + \psi) - (\omega t + \varphi) = \arg(\underline{y}) - \arg(\underline{x}) \quad \text{soit} \quad \varphi_{y/x} = \arg\left(\frac{\underline{y}(t)}{\underline{x}(t)}\right).$$

Remarque

Dans la suite, afin de ne pas alourdir les notations on écrira les signaux complexes sans expliciter leur dépendance en t : on écrira $\underline{x}$ plutôt que $\underline{x}(t)$.

2.2 Exemple d'application

On va étudier le régime sinusoïdal forcé d'un circuit série RC (voir figure). L'expérience est aisément réalisable : le signal $e(t)$ est fourni par un Générateur Basse Fréquence (GBF) et on visualise sur un oscilloscope la tension aux bornes du générateur :

$$e(t) = E_0 \cos(\omega t)$$

qui est sur la voie 1 (en gris sur la figure) et la tension aux bornes du condensateur $u_C(t)$ qui est sur la voie 2 (en noir sur la figure).

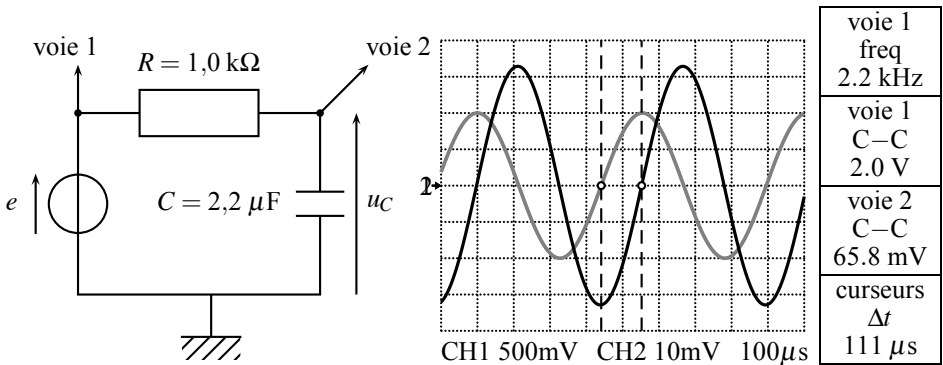


Figure 10.2 – Circuit RC série et écran de l'oscilloscope.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

a) Calcul par la méthode complexe

On a montré au chapitre 8 que l'équation différentielle qui régit l'évolution de la tension $u_C(t)$ étudiée est :

$$e(t) = RC \frac{du_C}{dt} + u_C(t).$$

Le signal complexe $\underline{e}(t)$ associé à $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ est :

$$\underline{e} = E_0 \exp(j\omega t).$$

On note $\underline{u}_C$ le signal complexe associé à $u_C(t)$. L'équation différentielle se traduit en notation complexe par :

$$\underline{e} = RC(j\omega \times \underline{u}_C) + \underline{u}_C,$$

en remplaçant la dérivation par rapport au temps par une multiplication par le facteur $j\omega$. On en déduit immédiatement :

$$\underline{u}_C = \frac{\underline{e}}{1 + jRC\omega} = \frac{E_0 \exp(j\omega t)}{1 + jRC\omega}.$$

Ce résultat contient toute l'information concernant la tension sinusoïdale $u_C(t)$, à savoir :

- son amplitude : $U_{C0} = |\underline{u}_C| = \frac{E_0}{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}},$
- sa phase initiale : $\varphi = \arg(\underline{u}_C) - \omega t = -\arg(1 + jRC\omega) = -\arccos \frac{1}{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}}.$



Pour exprimer l'argument d'un nombre complexe $z = a + jb$, on peut utiliser la méthode suivante, fournissant valeur dans l'intervalle $]-\pi, \pi]$:

$$\text{si } b \geq 0 \quad \arg z = \arccos \frac{a}{\sqrt{a^2 + b^2}}, \quad \text{si } b < 0 \quad \arg z = -\arccos \frac{a}{\sqrt{a^2 + b^2}}.$$

b) Comparaison avec l'expérience

Les oscilloscopes numériques permettent tous de mesurer les caractéristiques des signaux. Sur la figure 10.2 on peut lire :

- la fréquence « freq » des signaux : $f = 2,2 \text{ kHz}$;
- les amplitudes crête-à-crête « C-C » des signaux : $E_{cc} = 2,0 \text{ V}$ et $U_{C,cc} = 65,8 \text{ mV}$;
- la durée écoulée entre deux curseurs verticaux : $\Delta t = 111 \mu\text{s}$.

L'**amplitude crête à crête** X_{cc} est la différence entre les valeurs maximale et minimale du signal $x(t)$.

Dans le cas d'un signal sinusoïdal $x(t) = X_0 \cos(\omega t + \varphi)$ elle est égale au double de l'amplitude du signal X_0 .

Le rapport $\frac{U_{C,cc}}{E_{cc}}$ vaut $3,29 \cdot 10^{-2}$ d'après les mesures et, en théorie :

$$\frac{U_{C,cc}}{E_{cc}} = \frac{U_{C0}}{E_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + (1,0 \cdot 10^3 \times 2,2 \cdot 10^{-9} \times 2\pi \times 2,2 \cdot 10^3)^2}} = 3,3 \cdot 10^{-2},$$

ce qui coïncide bien.

Le déphasage φ entre $u_C(t)$ et $e(t)$ se mesure à l'aide des deux curseurs verticaux qui ont été positionnés pour marquer des dates successives pour lesquelles les deux tensions passent par 0, avec une pente de même signe, ici positive. On observe sur l'oscilloscope que $e(t)$, en gris, passe par zéro avant $u_C(t)$, en noir. Le signal $u_C(t)$ est donc en *retard* sur le signal $e(t)$ et ce retard vaut $\Delta t = 111 \mu s$. On en déduit, d'après ce qui a été vu au chapitre 1 :

$$\varphi = -\omega \Delta t = -2\pi f \Delta t = -2\pi \times 2,2 \cdot 10^3 \times 111 \cdot 10^{-6} = -1,5 \text{ rad} = -88^\circ.$$

On peut vérifier que ce déphasage mesuré correspond à la valeur donnée par la théorie :

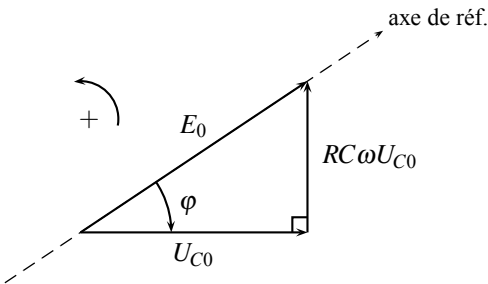
$$\varphi = -\arccos \frac{1}{\sqrt{1 + (1,0 \cdot 10^3 \times 2,2 \cdot 10^{-9} \times 2\pi \times 2,2 \cdot 10^3)^2}} = -1,5 \text{ rad} = -88^\circ.$$

c) Calcul par les vecteurs de Fresnel

On peut aussi déterminer U_{C0} et φ en utilisant la méthode des **vecteurs de Fresnel**.

On associe au signal $e(t)$ le vecteur de Fresnel $\vec{E}$ de norme E_0 , au signal $u_C(t)$ le vecteur $\vec{U}_C$, de norme U_{C0} et au signal $RC \frac{du_C}{dt}$ le vecteur $RC \overrightarrow{DU}_C$, de norme $RC\omega U_{C0}$ qui fait un angle de $\frac{\pi}{2}$ avec $\vec{U}_C$. L'équation différentielle vérifiée par $u_C(t)$ se traduit par la relation vectorielle :

$$\vec{E} = \vec{U}_C + RC \times \overrightarrow{DU}_C.$$



Cette relation est représentée sur la figure ci-dessus, sur laquelle les vecteurs sont identifiés par leur norme.



Il est pratique de représenter par un vecteur horizontal le signal inconnu de l'équation différentielle ; alors l'axe de référence (représenté en pointillés sur la figure) n'est pas horizontal.

En observant cette figure on voit que le signal $u_C(t)$ est en retard par rapport au signal $e(t)$ puisque l'angle φ entre $\vec{E}$ et $\vec{U}_C$ (dans cet ordre) est négatif. De plus on peut écrire :

- par le théorème de Pythagore : $E_0^2 = (U_{C0})^2 + (RC\omega U_{C0})^2 \Rightarrow U_{C0} = \frac{E_0}{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}}$;
- et par la définition du cosinus : $\cos \varphi = \frac{U_{C0}}{E_0} = \frac{1}{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}}$.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

3 Impédance complexe

3.1 Impédance complexe d'un dipôle passif

En régime sinusoïdal forcé, quand on utilise la notation complexe, il existe une relation de proportionnalité entre la tension complexe $\underline{u}$ aux bornes d'un dipôle passif et l'intensité complexe $\underline{i}$ du courant qui le traverse en convention récepteur :

$$\underline{u} = \underline{Z} \times \underline{i}.$$

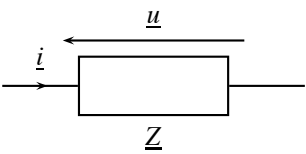


Figure 10.3 – Convention récepteur.

Cette relation définit l'**impédance complexe** $\underline{Z}$ du dipôle, qui est un nombre complexe dont la partie réelle et la partie imaginaire s'expriment en ohm.

Le module $Z = |\underline{Z}|$ de l'impédance est égal au rapport entre l'amplitude U_0 de la tension aux bornes du dipôle et l'amplitude I_0 de l'intensité qui le traverse :

$$Z = \left| \frac{\underline{u}}{\underline{i}} \right| = \frac{|\underline{u}|}{|\underline{i}|} = \frac{U_0}{I_0}.$$

L'argument de l'impédance est égal au déphasage du signal $u(t)$ par rapport signal $i(t)$:

$$\varphi_{u/i} = \arg \left(\frac{\underline{u}}{\underline{i}} \right) = \arg(\underline{Z}).$$

3.2 Impédance complexe des dipôles de base

a) Résistor

Dans le cas d'un résistor de résistance R , la loi d'Ohm $u(t) = Ri(t)$ se traduit immédiatement en complexe par $\underline{u} = R\underline{i}$. L'impédance complexe du résistor est donc :

$$\underline{Z}_{\text{résistor}} = R.$$

b) Condensateur

Pour un condensateur de capacité C , la relation $i(t) = C \frac{du}{dt}$ se traduit par $\underline{i} = C(j\omega \underline{u})$, soit $\underline{u} = \frac{1}{jC\omega} \underline{i}$. L'impédance complexe du condensateur est donc :

$$\underline{Z}_{\text{condensateur}} = \frac{1}{jC\omega}.$$

L'impédance complexe d'un condensateur est un imaginaire pur. Son argument vaut $-\frac{\pi}{2}$ ce

qui signifie que la tension aux bornes du condensateur est en quadrature de phase retard par rapport à l'intensité qui le traverse.

Remarque

Pour ω tendant vers 0, le module de l'impédance complexe tend vers l'infini : ceci traduit le fait qu'un condensateur, en courant continu, se comporte comme un interrupteur ouvert. En effet, en courant continu : $i(t) = C \frac{du}{dt} = 0$.

Pour ω tendant vers l'infini, le module de l'impédance tend vers 0 : quand la pulsation tend vers l'infini, le condensateur tend à se comporter comme un interrupteur fermé.

c) Bobine

Pour une bobine d'inductance L , la relation $u(t) = L \frac{di}{dt}$ se traduit par : $\underline{u} = L(j\omega \underline{i}) = jL\omega \underline{i}$. L'impédance complexe de la bobine est donc :

$$\underline{Z}_{\text{bobine}} = jL\omega.$$

L'impédance complexe d'une bobine est un imaginaire pur. Son argument vaut $\frac{\pi}{2}$ ce qui signifie que la tension aux bornes de la bobine est en quadrature de phase avance par rapport à l'intensité qui le traverse.

Remarque

Pour ω tendant vers 0, le module de l'impédance complexe tend vers 0 : ceci traduit le fait qu'une bobine, en courant continu, se comporte comme un interrupteur fermé. En effet, en courant continu : $u(t) = L \frac{di}{dt} = 0$.

Pour ω tendant vers l'infini, le module de l'impédance tend vers l'infini : quand la pulsation tend vers l'infini, la bobine tend à se comporter comme un interrupteur ouvert.

3.3 Association d'impédances complexes

La relation qui relie les tensions complexes et les intensités complexes aux bornes d'un dipôle ($\underline{u} = \underline{Z}\underline{i}$) est analogue à la loi d'Ohm pour une résistance en courant continu ($U = RI$). Les lois d'association des impédances sont donc analogues à celles des résistances.

a) Association en série

On considère deux dipôles d'impédances complexes $\underline{Z}_1$ et $\underline{Z}_2$ associés en série.

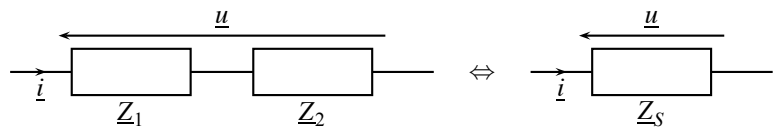


Figure 10.4 – Association d'impédances en série.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

On peut écrire, en utilisant la définition de l'impédance complexe et la loi d'additivité des tensions :

$$\underline{u} = \underline{u}_1 + \underline{u}_2 = \underline{Z}_1 \underline{i} + \underline{Z}_2 \underline{i} = (\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2) \underline{i} \Leftrightarrow \underline{u} = \underline{Z}_S \underline{i} \text{ avec } \underline{Z}_S = \underline{Z}_1 + \underline{Z}_2.$$

L'impédance complexe du dipôle constitué par l'association série de deux dipôles d'impédances complexes $\underline{Z}_1$ et $\underline{Z}_2$ est :

$$\underline{Z}_S = \underline{Z}_1 + \underline{Z}_2.$$

b) Association en parallèle

On considère deux dipôles d'impédances complexes $\underline{Z}_1$ et $\underline{Z}_2$ associés en parallèle.

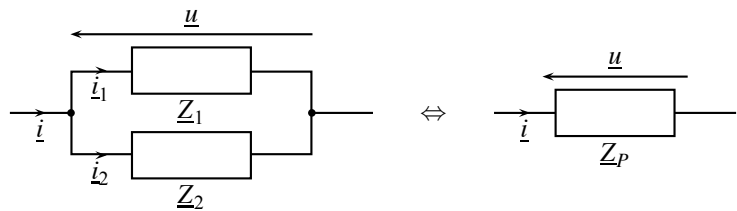


Figure 10.5 – Association d'impédances en parallèle.

La tension $\underline{u}$ est la même aux bornes des deux impédances $\underline{Z}_1$ et $\underline{Z}_2$: $\underline{u} = \underline{Z}_1 \underline{i}_1 = \underline{Z}_2 \underline{i}_2$. Ainsi : $\underline{i}_1 = \frac{\underline{u}}{\underline{Z}_1}$ et $\underline{i}_2 = \frac{\underline{u}}{\underline{Z}_2}$. La loi des nœuds s'écrit alors :

$$\underline{i} = \underline{i}_1 + \underline{i}_2 = \left(\frac{1}{\underline{Z}_1} + \frac{1}{\underline{Z}_2} \right) \underline{u} \Leftrightarrow \underline{i} = \frac{1}{\underline{Z}_P} \underline{u} \text{ avec } \frac{1}{\underline{Z}_P} = \frac{1}{\underline{Z}_1} + \frac{1}{\underline{Z}_2}.$$

L'impédance complexe du dipôle constitué par l'association parallèle de deux dipôles d'impédances complexes $\underline{Z}_1$ et $\underline{Z}_2$ est :

$$\underline{Z}_P = \frac{\underline{Z}_1 \underline{Z}_2}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2}.$$

3.4 Ponts diviseurs

a) Diviseur de tension

La formule du diviseur de tension est encore valable avec les impédances complexes, avec la même hypothèse d'un courant identique dans les deux dipôles :

$$\underline{u}_1 = \underline{u} \frac{\underline{Z}_1}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2}.$$

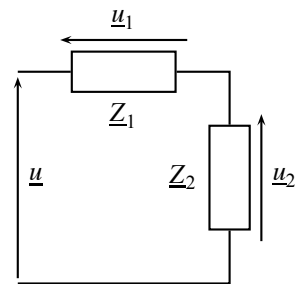


Figure 10.6 – Diviseur de tension.

b) Diviseur de courant

La formule du diviseur de courant est encore valable avec les impédances complexes, avec la même hypothèse d'une tension identique aux bornes des deux dipôles :

$$i_1 = i \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2}.$$

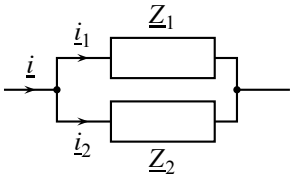


Figure 10.7 – Diviseur de courant.

4 Résonance d'intensité dans un circuit *RLC* série

La résonance est un phénomène pouvant apparaître en régime sinusoïdal forcé qui se définit ainsi :

Il y a un phénomène de **résonance** quand l'amplitude de la réponse sinusoïdale d'un système à une excitation sinusoïdale, d'amplitude fixe mais de fréquence variable, passe par un maximum pour une valeur f_0 de la fréquence ; f_0 est appelée **fréquence de résonance**.

Il existe deux phénomènes de résonance observables avec un circuit *R, L, C* série : la résonance d'intensité et la résonance de charge. Ce paragraphe est consacré à la première : le signal d'entrée est la tension $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ et le signal de sortie est la tension $u_R(t)$ aux bornes de la résistance ou, ce qui revient au même, l'intensité $i(t)$ dans le circuit.

4.1 Expérience

On étudie un circuit *RLC* série dont les valeurs des composants sont indiquées sur la figure 10.8 et qui est alimenté par un générateur de tension idéal imposant une tension sinusoïdale $e(t)$ d'amplitude $E_0 = 1,00$ V et de fréquence f variable.

On observe à l'oscilloscope :

- sur la voie 1 la tension $e(t)$ aux bornes du générateur ;
- sur la voie 2 la tension $u_R(t)$ aux bornes de la résistance, ce qui revient à observer l'intensité $i(t)$ du courant dans le circuit puisque $u_R(t) = Ri(t)$.

La figure 10.8 montre l'écran de l'oscilloscope pour différentes valeurs de la fréquence f : 0,5 kHz, 3,0 kHz, 5,0 kHz et 20 kHz. On fait les observations suivantes :

- pour $f < 5$ kHz, le signal $u_R(t)$ est en avance sur le signal $e(t)$ et son amplitude augmente si on augmente f ;
- pour $f > 5$ kHz, $u_R(t)$ est en retard sur $e(t)$ et son amplitude diminue si on augmente f ;
- quand $f = 5$ kHz, les signaux $u_R(t)$ et $e(t)$ sont en phase et l'amplitude de $u_R(t)$ est maximale.

On en conclut que la tension aux bornes de la résistance (donc l'intensité dans le circuit)

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

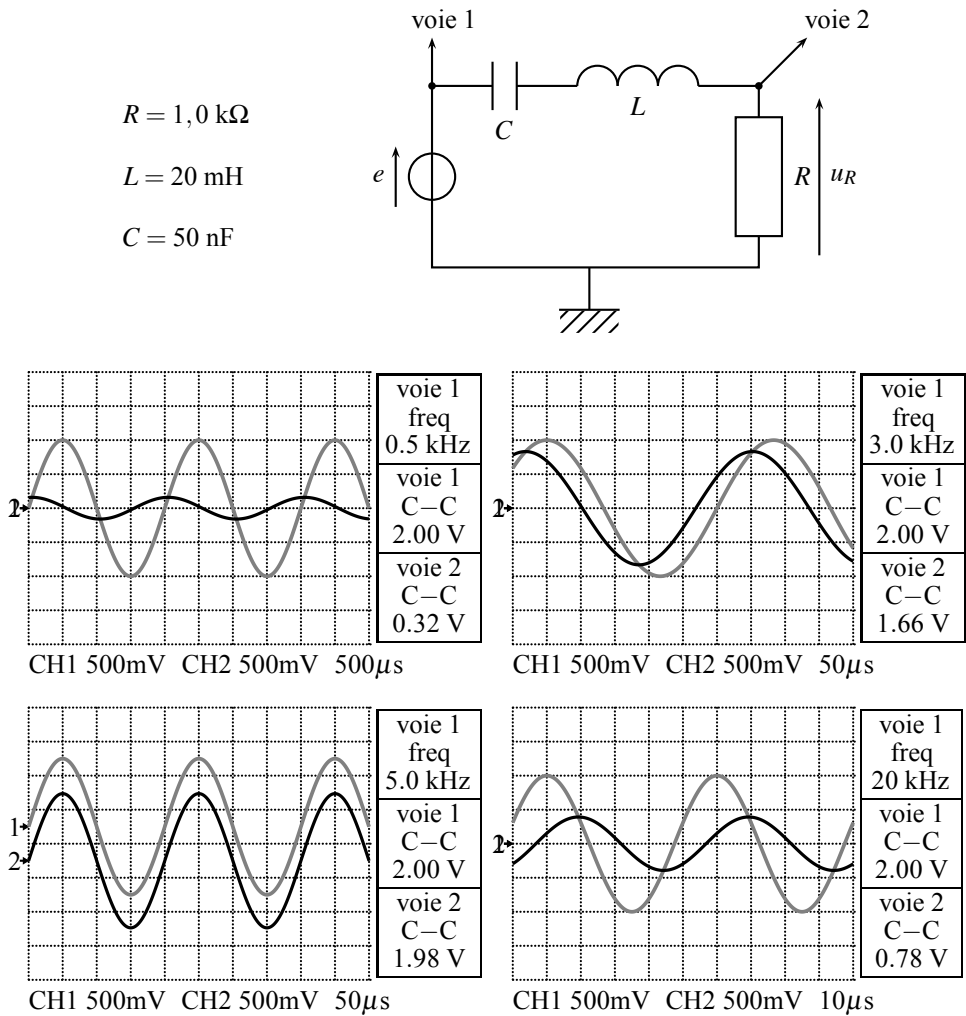


Figure 10.8 – Résonance d'intensité dans un circuit R, L, C série. La voie 1 est représentée en gris et la voie 2 est représentée en noir.

présente un phénomène de résonance à la fréquence de résonance $f_0 = 5\text{ kHz}$.

4.2 Interprétation par la méthode complexe

a) Calcul de la réponse sinusoïdale complexe

On suppose que la tension imposée par le générateur s'écrit $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ avec $\omega = 2\pi f$. Quelle est l'expression de $u_R(t)$?

La question se résout aisément avec la notation complexe, car on obtient le signal complexe $\underline{u}_R$ en appliquant la formule du diviseur de tension au schéma de la figure 10.8 :

$$\underline{u}_R = \underline{e} \times \frac{R}{R + jL\omega + \frac{1}{jC\omega}} = \underline{e} \times \frac{1}{1 + j\left(\frac{L\omega}{R} - \frac{1}{RC\omega}\right)}. \quad (10.2)$$

b) Étude de l'amplitude

En prenant le module de ce complexe, on trouve l'amplitude de la tension $u_R(t)$:

$$U_{R0} = |\underline{u}_R| = \frac{|\underline{e}|}{\left|1 + j\left(\frac{L\omega}{R} - \frac{1}{RC\omega}\right)\right|} = \frac{E_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{L\omega}{R} - \frac{1}{RC\omega}\right)^2}}.$$

U_{R0} dépend de la pulsation ω , ce qui est illustré sur la figure 10.10 page 352. L'examen de la formule précédente montre que U_{R0} est maximum si $\left(\frac{L\omega}{R} - \frac{1}{RC\omega}\right)^2 = 0$, le dénominateur de l'expression valant alors 1, ce qui est la plus petite valeur possible.

Ainsi, il y a un phénomène de résonance sur le signal $u_R(t)$ à la pulsation ω_0 telle que :

$$\frac{L\omega_0}{R} = \frac{1}{RC\omega_0} \quad \Leftrightarrow \quad LC\omega_0^2 = 1 \quad \Leftrightarrow \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}.$$

On reconnaît la pulsation propre du circuit R, L, C série qui a été définie au chapitre précédent. C'est une propriété remarquable de la résonance en intensité :

La fréquence de résonance en intensité est égale à la fréquence propre du circuit.

La fréquence de résonance est : $f_0 = \frac{\omega_0}{2\pi} = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}}$. Numériquement, avec les valeurs de composants du circuit étudié : $f_0 = \frac{1}{2\pi\sqrt{20 \cdot 10^{-3} \times 50 \cdot 10^{-9}}} = 5,0 \text{ kHz}$.

c) Étude du déphasage

D'après la formule (10.2), le déphasage de $u_R(t)$, donc de $i(t)$, par rapport à $e(t)$ est :

$$\varphi = -\arg\left(1 + j\left(\frac{L\omega}{R} - \frac{1}{RC\omega}\right)\right) \Rightarrow \tan \varphi = \frac{1}{RC\omega} - \frac{L\omega}{R}.$$

Pour $\omega = \omega_0$, $\varphi = -\arg(1) = 0$. Ceci correspond bien à l'observation expérimentale : $u_R(t)$ est en phase avec $e(t)$ pour $f = f_0 = 5,0 \text{ kHz}$.

Pour $\omega < \omega_0$, $\tan \varphi > 0$ donc $\varphi > 0$, ce qui correspond bien à l'observation expérimentale : $u_R(t)$ est en avance sur $e(t)$ pour $f < f_0$. C'est l'inverse pour $\omega > \omega_0$.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

d) Impédance totale du circuit

L'impédance totale du circuit RLC série est :

$$Z_{\text{circuit}} = R + jL\omega + \frac{1}{jC\omega} = R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right).$$

À la résonance, $L\omega_0 = \frac{1}{C\omega_0}$ donc $Z_{\text{circuit}} = R$: le circuit est purement résistif. C'est pour cela que l'intensité et la tension aux bornes du circuit sont en phase.

Remarque

À la fréquence de résonance, l'impédance équivalente à l'ensemble L, C est :

$$Z_{\text{bob} + \text{cond}} = jL\omega_0 + \frac{1}{jC\omega_0} = j\left(L\omega_0 - \frac{1}{C\omega_0}\right) = 0.$$

La bobine et le condensateur sont alors équivalents à un fil donc $u_R(t) = e(t)$.

Dans l'expérience décrite au paragraphe précédent, cette relation n'est pas exactement vérifiée (voir figure 10.8 pour $f = 5 \text{ kHz}$) : l'amplitude de $u_R(t)$ est légèrement inférieure à celle de $e(t)$.

Pour modéliser plus précisément la réalité expérimentale, il convient de prendre en compte la résistance r de la bobine, qui est alors modélisée par une inductance L en série avec une résistance r . Dans ce cas, à la résonance, $Z_{\text{bob} + \text{cond}} = r$ de sorte que : $u_R(t) = \frac{R}{R+r}e(t)$ d'après la formule du diviseur de tension.

Avec les valeurs expérimentales de la figure 10.8, $\frac{R}{R+r} = \frac{1,98}{2,00} = 0,99$ et on en déduit : $r = R(1 - 0,99) = 10 \Omega$.

4.3 Interprétation par les vecteurs de Fresnel

On peut interpréter le phénomène de résonance en utilisant la méthode des **vecteurs de Fresnel**. Pour cela il faut établir une équation différentielle pour le circuit.

La loi des mailles s'écrit :

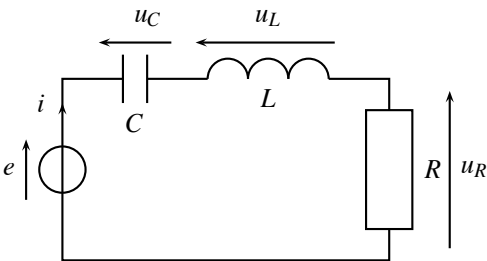
$$e(t) = u_C(t) + u_L(t) + u_R(t).$$

En utilisant la loi d'Ohm, la loi du condensateur et la loi de la bobine on en déduit :

$$e(t) = \frac{1}{C} \int i(t) dt + L \frac{di}{dt} + Ri(t), \quad (10.3)$$

où $i(t)$ est l'intensité dans le circuit.

On va déterminer l'amplitude I_0 du signal $i(t)$ et son déphasage φ par rapport au signal $e(t)$ à l'aide des vecteurs de Fresnel.



On associe au signal $e(t)$ le vecteur de Fresnel $\vec{E}$ de norme E_0 , au signal $Ri(t)$ le vecteur $R\vec{I}$ de norme RI_0 , au signal $L\frac{di}{dt}$ le vecteur $L\vec{DI}$ de norme $L\omega I_0$ et au signal $\frac{1}{C}\int idt$ le vecteur $\frac{1}{C}\vec{PI}$ de norme $\frac{I_0}{C\omega}$. Les vecteurs $\vec{DI}$ et $\vec{PI}$ font avec le vecteur $\vec{I}$ des angles de $\frac{\pi}{2}$ et $-\frac{\pi}{2}$ respectivement. L'équation différentielle se traduit par la relation vectorielle :

$$\vec{E} = \frac{1}{C}\vec{PI} + L\vec{DI} + R\vec{I}.$$

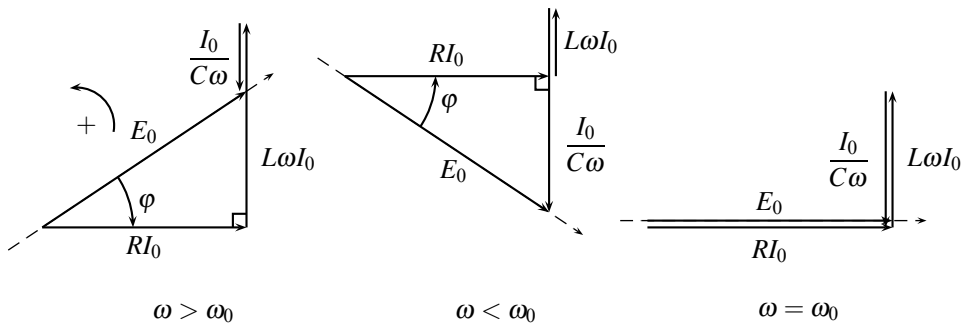


Figure 10.9 – Diagramme de Fresnel d'un circuit *RLC* série de pulsation propre $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ (en pointillés : axe de référence).

Cette relation est représentée sur la figure 10.9. L'allure du diagramme dépend de la pulsation car $\frac{I_0}{C\omega} < L\omega I_0$ si $\omega > \omega_0$ et réciproquement. Son observation permet de trouver :

- l'amplitude de $i(t)$ en utilisant le théorème de Pythagore :

$$E_0^2 = (RI_0)^2 + \left(L\omega I_0 - \frac{I_0}{C\omega}\right)^2 \Rightarrow I_0 = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2}};$$

- une relation entre cette amplitude et le déphasage φ de $i(t)$ par rapport à $e(t)$:

$$\cos \varphi = \frac{RI_0}{E_0} \Rightarrow I_0 = \frac{E_0}{R} \cos \varphi;$$

- une relation permettant le calcul de ce déphasage :

$$\tan \varphi = \frac{\frac{I_0}{C\omega} - L\omega I_0}{RI_0} = \frac{1}{RC\omega} - \frac{L\omega}{R}.$$

La relation $I_0 = \frac{E_0}{R} \cos \varphi$ montre clairement que I_0 est maximum quand $\varphi = 0$ et l'expression de $\tan \varphi$ montre que $\varphi = 0$ si : $\frac{1}{RC\omega} = \frac{L\omega}{R}$, soit si : $\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$.

On retrouve donc tous les résultats du paragraphe précédent.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

4.4 Facteur de qualité

La formule théorique donnant l’amplitude de $u_R(t)$ a été établie par la méthode complexe et la méthode des vecteurs de Fresnel. On peut l’écrire :

$$U_{R0} = \frac{E_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{L\omega}{R} - \frac{1}{RC\omega}\right)^2}} = \frac{E_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{L\omega_0}{R} \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{1}{RC\omega_0} \frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}},$$

formule dans laquelle apparaît le **facteur de qualité** du circuit qui a été défini au chapitre précédent :

$$Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{L\omega_0}{R} = \frac{1}{RC\omega_0}.$$

On peut finalement écrire :

$$U_{R0} = \frac{E_0}{\sqrt{1 + Q^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}} \quad \text{soit} \quad U_{R0} = \frac{(U_{R0})_{\max}}{\sqrt{1 + Q^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}}.$$

On appelle **courbe de résonance** la courbe donnant l’amplitude de la réponse sinusoïdale en fonction de la fréquence de l’excitation. La figure 10.10 montre la courbe de résonance en intensité d’un circuit RLC série, pour $L = 20 \text{ mH}$, $C = 50 \text{ nF}$ et trois valeurs différentes de la résistance R , donc du facteur de qualité Q .

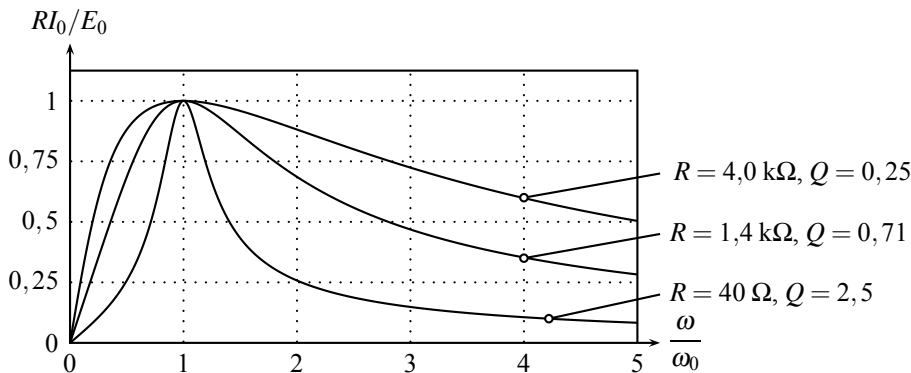


Figure 10.10 – Courbes de résonance : rapport de l’amplitude de u_R à sa valeur maximale pour trois valeurs de R (donc du facteur de qualité Q).

L’allure de la courbe de résonance est directement liée à la valeur du facteur de qualité Q :

Le pic de résonance est d’autant plus étroit que Q est grand.

4.5 Détermination expérimentale des paramètres de la résonance

Expérimentalement, on peut déterminer la pulsation de résonance ω_0 et le facteur de qualité Q par deux méthodes :

- à partir du relevé expérimental de la courbe de résonance ;
- à partir du relevé expérimental de la courbe donnant le déphasage du signal de sortie par rapport au signal d'entrée en fonction de la pulsation.

a) Exploitation de la courbe de résonance

La pulsation de résonance est la pulsation ω_0 pour laquelle l'amplitude de l'intensité est maximale (voir figure).
Pour déterminer le facteur de qualité, on relève les deux pulsations ω_1 et ω_2 , de part et d'autre de ω_0 , pour lesquelles l'amplitude de l'intensité est égale à sa valeur à la résonance divisée par $\sqrt{2}$. On en déduit la **largeur de la courbe de résonance** en pulsation :

$$\Delta\omega = \omega_2 - \omega_1.$$

ω_1 et ω_2 sont les deux solutions positives de l'équation : $Q^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2 = 1$. Un calcul un peu fastidieux montre que : $Q = \frac{\omega_0}{\Delta\omega}$.



Pour retenir cette formule, se souvenir que plus Q est grand, plus $\Delta\omega$ est faible.

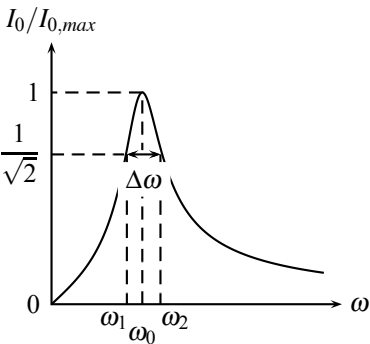


Figure 10.11 – Exploitation d'une courbe de résonance.

b) Exploitation de la courbe de phase

La pulsation de résonance est la pulsation ω_0 pour laquelle le déphasage entre $i(t)$ et $e(t)$ passe par 0 (voir figure).

Pour déterminer le facteur de qualité, on relève les pulsations ω_1 et ω_2 pour lesquelles le déphasage vaut $-\frac{\pi}{4}$ et $+\frac{\pi}{4}$ respectivement. Ces pulsations sont les pulsations ω_1 et ω_2 du paragraphe précédent ; en effet, la relation $R I_0 = E_0 \cos \varphi$ (trouvée plus haut avec les vecteurs de Fresnel) montre que, pour ces deux pulsations, $\cos \varphi = \frac{1}{\sqrt{2}}$ donc $\varphi = \pm \frac{\pi}{4}$.

On obtient à nouveau le facteur de qualité par : $Q = \frac{\omega_0}{\omega_2 - \omega_1} = \frac{\omega_0}{\Delta\omega}$.

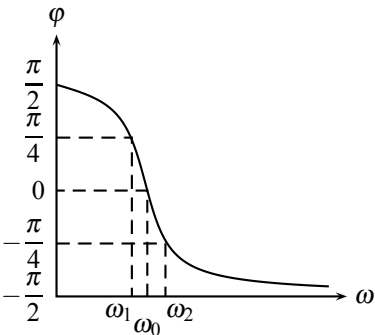


Figure 10.12 – Exploitation d'une courbe de phase.

5 Résonance de charge d'un circuit *RLC* série

Dans ce paragraphe on considère comme signal d'entrée la tension $e(t)$ et comme signal de sortie la tension $u_C(t)$ aux bornes du condensateur. Cette tension est proportionnelle à la charge du condensateur, d'où le nom de **résonance de charge** donné au phénomène de résonance que l'on peut éventuellement observer sur le signal $u_C(t)$.

Pour l'étude expérimentale de cette résonance il suffit de reprendre le circuit de la figure 10.8 page 348 en échangeant les positions du condensateur et du résistor.

5.1 Étude en notation complexe

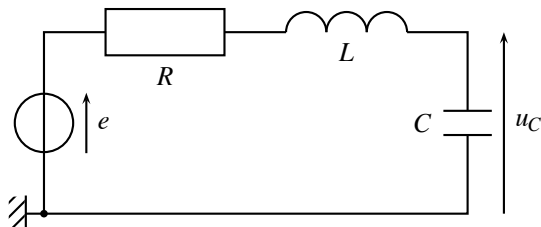


Figure 10.13 – Circuit d'étude de la tension u_C .

a) Calcul de la réponse sinusoïdale complexe

La formule du diviseur de tension mène, en notation complexe, à :

$$\underline{u}_C = \underline{e} \times \frac{\frac{1}{jC\omega}}{\frac{1}{jC\omega} + R + jL\omega} = \frac{\underline{e}}{1 + jRC\omega - LC\omega^2}.$$

Il est commode de mettre cette expression sous la forme canonique suivante :

$$\underline{u}_C = \frac{\underline{e}}{1 + j\frac{\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}. \tag{10.4}$$

Pour cela on doit avoir : $RC = \frac{1}{Q\omega_0}$ et $LC = \frac{1}{\omega_0^2}$, soit : $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et $Q = \frac{1}{R}\sqrt{\frac{L}{C}}$.

On retrouve les mêmes expressions que pour la résonance d'intensité.

b) Étude de l'amplitude, condition de résonance

L'amplitude de la réponse sinusoïdale $u_C(t)$ est :

$$U_{C0} = \frac{E_0}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(\frac{\omega}{Q\omega_0}\right)^2}}.$$

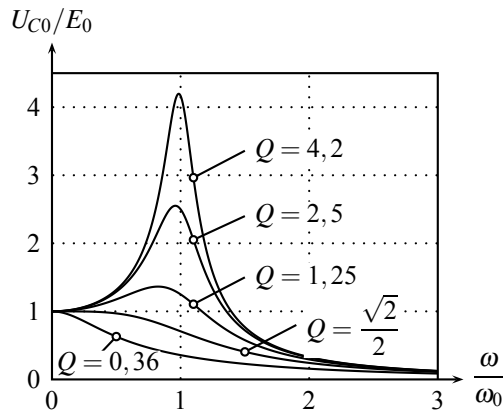


Figure 10.14 – Courbes de résonance pour la tension u_C .

À quelle condition U_{C0} passe-t-elle par un maximum ? Attendu que le numérateur est une constante, U_{C0} est maximale quand le dénominateur est minimal.

On pose $X = \frac{\omega^2}{\omega_0^2}$ et on étudie $f(X) = (1 - X)^2 + \frac{X}{Q^2}$. La dérivée $\frac{df}{dX} = -2(1 - X) + \frac{1}{Q^2}$ s'annule pour $X_m = 1 - \frac{1}{2Q^2}$. Cependant $X > 0$, donc la valeur X_m n'a de sens que si : $Q > \frac{\sqrt{2}}{2}$. De plus : $\frac{d^2f}{dX^2} = 2 > 0$, donc l'extremum de f en X_m est un minimum.

En conclusion : U_{C0} passe par un maximum pour $\omega_r = \omega_0 \sqrt{X_m} = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}}$ si $Q > \frac{\sqrt{2}}{2}$. La pulsation de résonance ω_r est inférieure à la pulsation propre du système ; elle s'en approche dans le cas où $Q \gg 1$.

Il y a résonance sur $u_C(t)$ si le facteur de qualité Q est supérieur à $\frac{\sqrt{2}}{2}$.
La pulsation de résonance ω_r est inférieure à la pulsation propre ω_0 ; elle est peu différente de ω_0 si $Q \gg 1$.

Remarque

Il n'y a résonance que si $R < \sqrt{\frac{2L}{C}}$, c'est-à-dire si l'effet Joule dans le circuit, effet dissipatif, n'est pas trop fort.

Ces résultats sont illustrés sur la figure 10.14. En observant ces courbes on constate que :

Plus le facteur de qualité Q est grand, plus l'acuité de la résonance est forte.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

c) Étude du déphasage

D’après la formule (10.4), le déphasage de $u_C(t)$ par rapport à $e(t)$ est :

$$\varphi = -\arg\left(1 + j\frac{\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right).$$

Pour $\omega = \omega_0$, $\varphi = -\frac{\pi}{2}$. Pour $\omega \ll \omega_0$, $\varphi \simeq 0$ et pour $\omega \gg \omega_0$, $\varphi \simeq -\pi$.

5.2 Détermination expérimentale de ω_0 et Q

Comment déterminer Q et ω_0 à partir de graphes expérimentaux sur la tension $u_C(t)$?

a) Exploitation de la courbe d’amplitude

Avec la résonance de charge, la courbe d’amplitude ne permet de déterminer la pulsation propre ω_0 que dans le cas où $Q \gg 1$: la courbe présente alors un pic de résonance fortement marqué avec un maximum à la pulsation $\omega_r \simeq \omega_0$. En revanche, si Q a une valeur modérée on ne peut pas déterminer ω_0 avec la courbe d’amplitude.

Dans le cas où il y a un phénomène de résonance, la valeur de l’amplitude maximale permet d’accéder à la valeur de Q . En effet, la résonance se produit pour la pulsation

$\omega_r = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}}$ et l’amplitude de $u_C(t)$ vaut alors :

$$U_{C0}(\omega_r) = \frac{E_0}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega_r^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(\frac{\omega_r}{Q\omega_0}\right)^2}} = \frac{QE_0}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}.$$

La mesure de $U_{C0}(\omega_r)$, alliée à la connaissance de E_0 , peut donc mener à la valeur de Q .

b) Exploitation de la courbe de phase

La pulsation propre ω_0 est la pulsation pour laquelle la courbe du déphasage entre $i(t)$ et $e(t)$ passe par $-\frac{\pi}{2}$ (voir figure).



D’une manière générale, pour des systèmes du deuxième ordre, ω_0 est la pulsation pour laquelle la phase passe par l’angle moitié qui est égal à la moyenne entre $\varphi(0)$ et $\varphi(\infty)$.

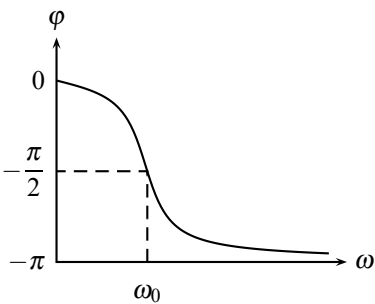


Figure 10.15 – Déphasage de $u_C(t)$ par rapport à $e(t)$.

En conclusion, les courbes d’amplitude et de phase sont complémentaires. L’amplitude permet de voir immédiatement l’existence d’une résonance éventuelle et la valeur de Q ; la phase permet de déterminer la valeur de ω_0 .

5.3 Complément : étude par la méthode des vecteurs de Fresnel

L'équation différentielle liant $u_C(t)$ à $e(t)$ a été établie au chapitre précédent :

$$LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + RC \frac{du_C}{dt} + u_C(t) = e(t). \tag{10.5}$$

On associe à chaque terme de cette équation un vecteur :

- au signal $u_C(t)$ le vecteur de Fresnel $\overrightarrow{U_C}$ de norme U_{C0} ;
- à sa dérivée $\frac{du_C}{dt}$ le vecteur $\overrightarrow{DU_C}$ de norme ωU_{C0} tourné de $\frac{\pi}{2}$;
- sa dérivée seconde $\frac{d^2 u_C}{dt^2}$ le vecteur $\overrightarrow{D_2 U_C}$ de norme $\omega^2 U_{C0}$, tourné de $\frac{\pi}{2}$ par rapport à $\overrightarrow{DU_C}$, donc de π par rapport à $\overrightarrow{U_C}$.

L'équation devient donc une relation vectorielle :

$$LC \overrightarrow{D_2 U_C} + RC \overrightarrow{DU_C} + \overrightarrow{U_C} = \overrightarrow{E},$$

que l'on représente ci-dessous.

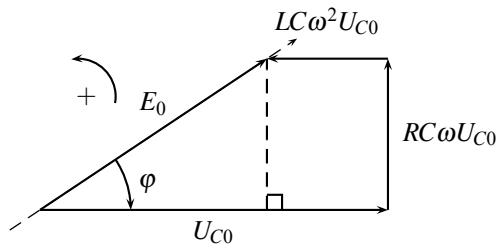


Figure 10.16 – Vecteurs de Fresnel du circuit *RLC*.

On voit immédiatement sur cette figure que le signal $u_C(t)$ est en retard par rapport au signal $e(t)$ puisque $\varphi < 0$. On trouve aussi :

- l'amplitude de $u_C(t)$ en appliquant le théorème de Pythagore :

$$E_0^2 = (U_{C0} - LC \omega^2 U_{C0})^2 + (RC \omega U_{C0})^2 \Rightarrow U_{C0} = \frac{E_0}{\sqrt{(1 - LC \omega^2)^2 + (RC \omega)^2}};$$

- une relation permettant le calcul de son déphasage φ par rapport à $e(t)$:

$$\cos \varphi = \frac{U_{C0} - LC \omega^2 U_{C0}}{E_0} = \frac{1 - LC \omega^2}{\sqrt{(1 - LC \omega^2)^2 + (RC \omega)^2}}.$$

6 Résonance dans un système mécanique

On peut observer une résonance chaque fois qu'un système ayant une fréquence propre d'oscillation est soumis à une excitation périodique. Cette situation se présente non seulement en électricité mais aussi, très fréquemment, en mécanique. On présente dans ce paragraphe un exemple de résonance d'un système mécanique.

On considère un oscillateur harmonique constitué par une masse m se déplaçant sur un axe (Ox) horizontal et reliée à un ressort de constante de raideur k . Au chapitre 1 on a étudié les oscillations libres de ce système en l'absence de frottement. On va s'intéresser ici au régime sinusoïdal forcé dans le cas où on le soumet à une force variant sinusoïdalement dans le temps. On introduit aussi dans la modélisation une force de frottement de type fluide. Avec ces hypothèses les forces horizontales agissant sur la masse m sont (voir figure 10.17) :

- la force de rappel du ressort : $\vec{F} = -kx\vec{u}_x$;
- la force de frottement fluide : $\vec{f}_{\text{frott}} = -\lambda \vec{v}$, où λ est une constante positive et $\vec{v} = v\vec{u}_x$ la vitesse ;
- la force excitatrice : $\vec{f} = f(t)\vec{u}_x$ avec $f(t) = F_0 \cos(\omega t)$.

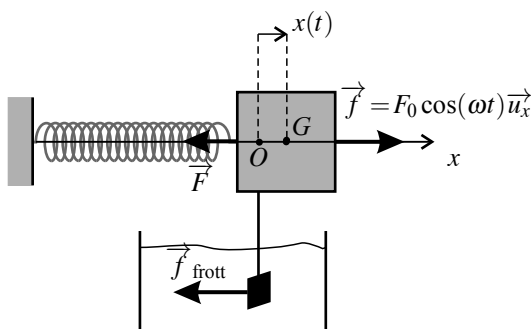


Figure 10.17 – Oscillateur harmonique amorti et excité par une force sinusoïdale.

Le principe fondamental de la dynamique s'écrit :

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} = \vec{F} + \vec{f}_{\text{frott}} + \vec{f} \quad \Rightarrow \quad m \frac{dv}{dt} = -kx - \lambda v + f(t).$$

En utilisant le fait que $v(t) = \frac{dx}{dt}$ soit $x(t) = \int v dt$, on peut réécrire cette équation sous la forme :

$$f(t) = k \int v dt + \lambda v(t) + m \frac{dv}{dt}, \tag{10.6}$$

et aussi sous la forme :

$$f(t) = kx(t) + \lambda \frac{dx}{dt} + m \frac{d^2x}{dt^2}. \tag{10.7}$$

Ce système mécanique apparaît ainsi comme un système du deuxième ordre recevant comme signal d'entrée $f(t)$ et fournissant comme signal de sortie :

- la vitesse $v(t)$ si l'on considère l'équation différentielle (10.6) ;
- l'élongation $x(t)$ si l'on considère l'équation différentielle (10.7).

Observe-t-on un phénomène de résonance pour la vitesse ? pour la position ? On peut répondre à cette question en utilisant la méthode complexe ou les vecteurs de Fresnel comme cela a été fait pour le circuit RLC série. On peut aussi procéder par analogie.

L'équation (10.6) vérifiée par $v(t)$ est analogue à l'équation :

$$e(t) = \frac{1}{C} \int i(t) dt + Ri(t) + L \frac{di}{dt}$$

de la page 350. En les comparant on dresse le tableau d'analogie ci-contre. On en déduit les résultats suivants, en transposant les résultats vus dans le cas de la résonance d'intensité :

circuit RLC série	oscillateur mécanique
$e(t)$	$f(t)$
$i(t)$	$v(t)$
C	$\frac{1}{k}$
L	m
R	λ

Il y a **résonance de vitesse** à la fréquence propre du système : $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$.
Cette résonance est d'autant plus aiguë que le facteur de qualité $Q = \frac{\sqrt{mk}}{\lambda}$ est élevé.

L'équation (10.7) vérifiée par $x(t)$ est analogue à l'équation :

$$e(t) = u_C(t) + RC \frac{du_C}{dt} + LC \frac{d^2 u_C}{dt^2}$$

de la page 357. En les comparant on dresse le tableau d'analogie ci-contre. On en déduit les résultats suivants, en transposant les résultats vus dans le cas de la résonance de charge :

circuit RLC série	oscillateur mécanique
$e(t)$	$f(t)$
$q(t) = C u_C(t)$	$x(t)$
C	$\frac{1}{k}$
L	m
R	λ

Il y a **résonance de position** si le facteur de qualité Q est supérieur à $\frac{\sqrt{2}}{2}$. La pulsation de résonance est inférieure à la pulsation propre ω_0 du système. La résonance est d'autant plus aiguë que le facteur de qualité est élevé.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- notion de régime sinusoïdal forcé
- impédance complexe d'un résistor, d'un condensateur, d'une bobine
- résonance d'intensité du circuit *RLC*
- résonance de charge du circuit *RLC*
- impédance d'une résistance, d'une bobine et d'un condensateur
- lien entre le facteur de qualité *Q* et l'acuité de la résonance
- analogie électromécanique

SAVOIR-FAIRE

- mesurer un déphasage et un rapport d'amplitude entre deux signaux
- associer des impédances en série ou en parallèle
- appliquer les lois du diviseur de tension et du diviseur de courant
- utiliser la notation complexe pour étudier un régime sinusoïdal forcé
- utiliser la construction de Fresnel pour étudier le régime sinusoïdal forcé
- prédire l'existence du phénomène de résonance
- déterminer ω_0 , ξ et *Q* à partir de graphes d'amplitude et de phase

MOTS-CLÉS

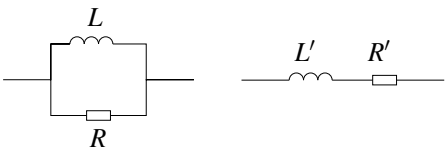
- | | | |
|---------------------------|--------------------------|-------------------------------|
| • régime sinusoïdal forcé | • vecteurs de Fresnel | • facteur de qualité <i>Q</i> |
| • notation complexe | • résonance | |
| • impédance complexe | • pulsation de résonance | |

S'ENTRAÎNER

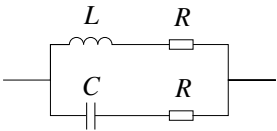
Dans tous les exercices de ce chapitre, on se place en régime sinusoïdal de pulsation ω .

10.1 Calculs d'impédance (★)

1. Déterminer les expressions de R' et L' en fonction de R , L et ω pour que les deux dipôles ci-dessous aient la même impédance. Peut-on avoir $\frac{L}{R} = \frac{L'}{R'}$?

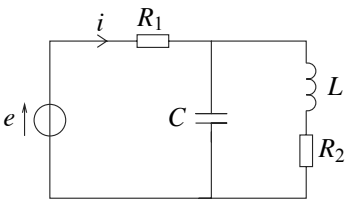


2. Exprimer l'impédance $\underline{Z}$ équivalente au dipôle ci-contre. Que vaut $\underline{Z}$ si $\omega = 0$? Et si ω tend vers l'infini ? Trouver une condition portant sur R , L , et C pour que $\underline{Z}$ soit indépendante de ω .



10.2 Impédance et déphasage (★)

Le générateur délivre la tension sinusoïdale $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$. Trouver la condition sur R_2 , L , C et ω pour que l'intensité $i(t)$ soit en phase avec la tension $e(t)$.



10.3 Calculs de déphasage (★)

On branche en parallèle entre deux points A et B :

- un générateur de tension imposant la tension : $u_{AB}(t) = e(t) = E_0 \cos(\omega t)$;
- une bobine équivalente à une inductance L et une résistance R en série ;
- une bobine identique montée en série avec un condensateur de capacité C .

1. L'intensité du courant passant de A vers B dans la branche comportant seulement une bobine est $i(t) = I_0 \cos(\omega t + \varphi)$. En utilisant la méthode complexe, déterminer I_0 et $\tan(\varphi)$. Retrouver ces résultats en utilisant une construction de Fresnel.

2. Mêmes questions pour le courant $i'(t) = I'_0 \cos(\omega t + \varphi')$ passant de A vers B dans la branche comportant une bobine et une capacité. On supposera que $\frac{1}{C\omega} > L\omega$.

3. En supposant que R et ω sont imposés, exprimer L et C pour satisfaire la double condition : $I_0 = I'_0$ et $\varphi' = \varphi + \frac{\pi}{2}$. Exprimer alors I_0 en fonction de E_0 et R et donner la valeur de φ .

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

10.4 Comparaison de deux circuits résonants (★★)

1. Exprimer $\underline{Z}_S$ (resp. $\underline{Z}_P$), impédance en régime sinusoïdal de pulsation ω d'un dipôle constitué par l'association d'une inductance L et d'une capacité C branchées en série (resp. parallèle). Que deviennent ces deux impédances si la pulsation est $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$?

2. On réalise un circuit en branchant en série une résistance R et une impédance $\underline{Z}$ réalisée en associant une inductance L et une capacité C . Quelle association (série ou parallèle) doit-on choisir si l'on veut observer, pour la pulsation ω_0 , une résonance sur la tension aux bornes de R (resp. de $\underline{Z}$) ?

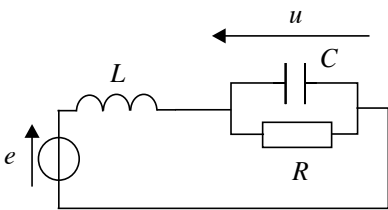
Dans chacun des deux cas exprimer le facteur de qualité Q de la résonance en fonction de R , L , et C . Comparer la manière donc Q dépend de R dans les deux cas et interpréter.

3. Pour réaliser ces circuits on dispose d'une inductance $L = 40,0$ mH, d'une résistance R variable entre 1,00 k Ω et 100 k Ω et d'une capacité variable entre 10,0 nF et 1,00 μ F. On souhaite que la fréquence de résonance soit : $f_0 = 2,00$ kHz.

Préciser les valeurs de R et C à choisir pour obtenir la bonne fréquence de résonance et un facteur de qualité aussi grand que possible. Quelle est le meilleur montage ?

10.5 Condition de résonance (★)

Le circuit ci-contre est alimenté par une source de tension sinusoïdale de force électromotrice : $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$. On s'intéresse à la tension $u(t)$ aux bornes du résistor et de la capacité montés en parallèle.

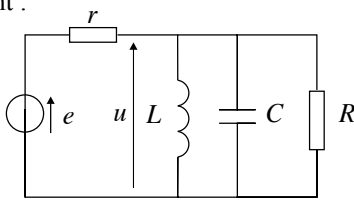


On pose : $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$, $\xi = \frac{1}{2}R\sqrt{\frac{C}{L}}$ et $x = \frac{\omega}{\omega_0}$.

1. Établir l'expression $\underline{u}$ en fonction de E_0 , jx et ξ .
2. Étudier l'existence éventuelle d'une résonance pour la tension $u(t)$.

10.6 Résonance d'un circuit RLC parallèle (★★)

On considère le circuit suivant :



où $e(t)$ est une tension sinusoïdale de pulsation ω .

1. Donner l'expression de $\underline{u}$, grandeur complexe associée à la tension $u(t)$.
2. Établir qu'il y a un phénomène de résonance pour la tension u et exprimer la pulsation à laquelle ce phénomène se produit.
3. Que peut-on dire du déphasage entre la tension u et la tension e à la résonance ?
4. Comparer cette résonance avec la résonance en intensité d'un circuit R, L, C série.

APPROFONDIR

10.7 Étude de l'impédance d'un diapason à quartz (★★)

Les diapasons à quartz sont des composants très utilisés pour réaliser des oscillateurs suffisamment stables pour l'instrumentation électronique ou les horloges de systèmes numériques. La figure 10.18 représente les résultats de mesures de l'impédance d'un diapason à quartz : le premier graphe donne le module et l'argument de l'impédance sur une large plage de fréquence et le deuxième les mêmes grandeurs sur une plage de fréquence beaucoup plus réduite.

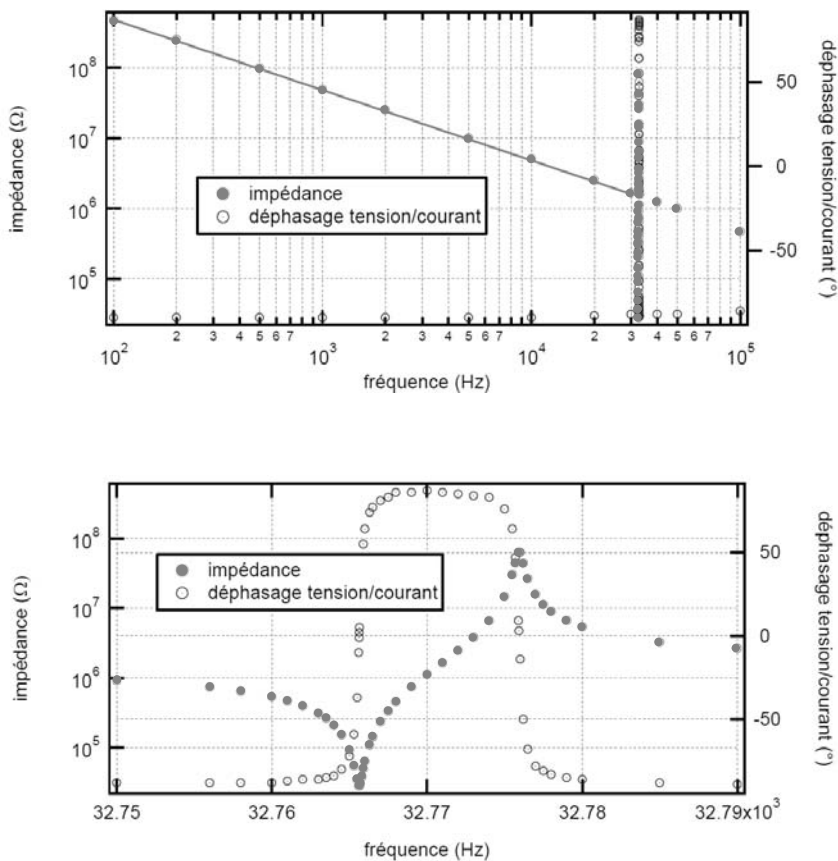
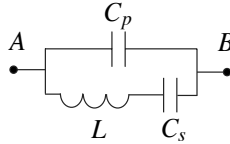


Figure 10.18 – Impédance d'un diapason à quartz en fonction de la fréquence (avec l'aimable autorisation de J.B. Desmoulins, ENS Cachan).

On tente d'interpréter ces résultats à partir d'un schéma électrique simplifié donné sur la figure ci-dessous. Ce modèle est simpliste parce qu'il néglige tout phénomène dissipatif (ré-

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

sistance électrique nulle).



1. Calculer l'impédance du modèle théorique vue entre les bornes A et B et la mettre sous

la forme : $Z_{th} = -\frac{j}{C\omega} \frac{1 - \frac{\omega^2}{\omega_r^2}}{1 - \frac{\omega^2}{\omega_a^2}}$, où C est une capacité, ω_r et ω_a deux pulsations. Donner les

expressions de C , ω_a et ω_r en fonction des paramètres du modèle.

2. Un ajustement sur les points expérimentaux pour les fréquences inférieures à 30 kHz conduit à l'expression suivante du module de l'impédance : $Z_{exp} = \frac{(4,8 \pm 0,15) \cdot 10^{10}}{f}$ où f est la fréquence exprimée en Hz. Montrer que l'expression théorique est compatible avec ce résultat et déterminer la valeur de C .

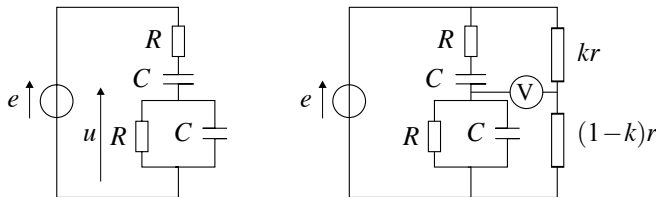
3. L'impédance mesurée présente un minimum en fonction de la fréquence à $32765,93 \pm 0,01$ Hz et un maximum à $32775,95 \pm 0,01$ Hz. En déduire les valeurs de ω_r et ω_a .

4. Déterminer les valeurs numériques de L , C_p et C_s correspondant aux résultats des trois questions précédentes.

5. Donner l'argument φ de Z_{th} en fonction de la fréquence. Le modèle théorique a-t-il un comportement capacitif ou inductif? Comparer ces résultats théoriques avec l'expérience.

10.8 Pont de Wien (★)

On considère un circuit associant en série des dipôles formés d'une résistance R et d'une capacité C respectivement branchées en série et en parallèle. Le circuit est alimenté par un générateur de tension sinusoïdale de force électromotrice $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$. On s'intéresse à la tension $u(t)$ aux bornes de l'association parallèle de R et C . On pose : $\omega_0 = \frac{1}{RC}$.



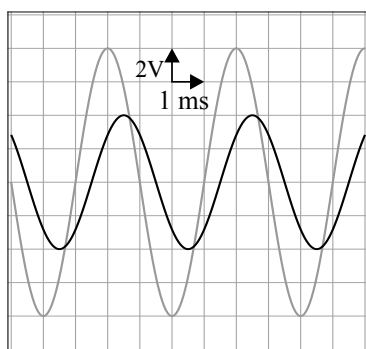
1. Exprimer les impédances Z_1 et Z_2 équivalentes à l'association de R et C respectivement en série et en parallèle, en fonction de R et $x = RC\omega$. Quelle est la dimension de x ?

2. Exprimer $\underline{u}$ en fonction de $\underline{e}$ et x .

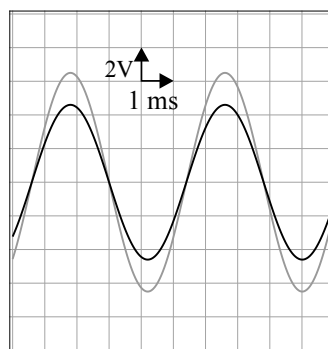
3. Exprimer l'amplitude U_0 de $u(t)$ en fonction de E_0 et x .
4. Tracer l'allure de la courbe donnant $\frac{U_0}{E_0}$ en fonction de x . Commenter.
5. Que vaut le déphasage φ de $u(t)$ par rapport à $e(t)$ pour $\omega \ll \omega_0$? pour $\omega = \omega_0$? pour $\omega \gg \omega_0$?
6. On branche les deux bornes extrêmes d'un potentiomètre en parallèle avec le générateur et on relie la borne intermédiaire *via* un voltmètre à la connexion entre les associations en série et en parallèle de R et C . La position du potentiomètre est repérée par k tel que les résistances entre la borne intermédiaire et les deux bornes extrêmes sont kr et $(1-k)r$ (voir figure). On constate que le voltmètre indique une tension nulle quand ω et k ont des valeurs particulières. Déterminer ces valeurs.

10.9 Détermination des caractéristiques d'une bobine (★)

Un circuit série continué par une bobine, un résistor $R = 20 \, \Omega$ et une capacité $C = 10 \, \mu\text{F}$ est alimenté par un générateur de tension sinusoïdale. On observe à l'oscilloscope la tension $u_1(t)$ aux bornes de R en voie 1 (en noir) et la tension $u_2(t)$ aux bornes du générateur en voie 2 (en gris). On souhaite déterminer les caractéristiques de la bobine.



(a)



(b)

1. Dans une première expérience, on observe les courbes de la figure (a) ci-dessus.
 - a. Déterminer à partir de ce document :
 - les valeurs de la période T et de la pulsation ω ;
 - la valeur de l'amplitude $U_{2,0}$ de la tension délivrée par le générateur ;
 - la valeur de l'amplitude I_0 de l'intensité dans le circuit ;
 - la valeur de la norme de l'impédance Z du circuit.
 - b. Quelle voie est en retard sur l'autre ? Déterminer la valeur du déphasage φ entre les deux tensions.
 - c. Montrer que les valeurs expérimentales de Z , φ et R sont incohérentes dans l'hypothèse d'une bobine idéale modélisée par une seule inductance L .
 - d. On prend comme modèle de la bobine une inductance L en série avec une résistance r . Déterminer la valeur de r à partir des observations expérimentales. En déduire la valeur de L .
2. On modifie le réglage du générateur de manière à obtenir les courbes de la figure (b). La fréquence est alors $f = 207 \, \text{Hz}$. À partir de ce document et connaissant $R = 20 \, \Omega$ et $C = 10 \, \mu\text{F}$, déterminer les valeurs de L et r .

CORRIGÉS

10.1 Calculs d'impédance

1. En parallèle $\underline{Z} = \frac{RjL\omega}{R + jL\omega} = \frac{RL^2\omega^2}{R^2 + L^2\omega^2} + j\frac{R^2L\omega}{R^2 + L^2\omega^2}$ et en série, $\underline{Z}' = R' + jL'\omega$.

En identifiant les parties réelles et imaginaires, on a l'équivalence des deux dipôles pour :

$R' = \frac{RL^2\omega^2}{R^2 + L^2\omega^2}$ et $L' = \frac{R^2L}{R^2 + L^2\omega^2}$. On peut noter que l'équivalence n'est valable que pour une pulsation particulière.

Le rapport $\frac{L'}{R'}$ vaut : $\frac{L'}{R'} = \frac{R^2L(R^2 + L^2\omega^2)}{(R^2 + L^2\omega^2)RL^2\omega^2} = \frac{R}{L\omega^2}$. On aura $\frac{L'}{R'} = \frac{L}{R}$ si $\frac{R}{L\omega^2} = \frac{L}{R}$, soit pour la pulsation particulière $\omega = \frac{R}{L}$.

2. Les impédances des deux branches sont : $\underline{Z}_1 = jL\omega + R$ et $\underline{Z}_2 = \frac{1}{jC\omega} + R$; l'impédance $\underline{Z}$ est l'impédance équivalente à ces deux impédances en parallèle, soit :

$$\underline{Z} = \frac{\underline{Z}_1 \underline{Z}_2}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2} = \frac{(R + jL\omega)(R + \frac{1}{jC\omega})}{(R + jL\omega) + (R + \frac{1}{jC\omega})} = \frac{R^2 + \frac{L}{C} + jR\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)}{2R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)}$$

Pour $\omega = 0$, la capacité se comporte comme un interrupteur ouvert et l'inductance comme un interrupteur fermé donc $\underline{Z} = R$; pour ω tendant vers l'infini, la capacité se comporte comme un interrupteur fermé et l'inductance comme un interrupteur ouvert donc $\underline{Z} = R$ (ces résultats se voient aussi sur la formule en passant à la limite).

On souhaite avoir $\underline{Z} = R$ quel que soit ω . Alors, pour $\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ on a : $\underline{Z} = \frac{R^2 + \frac{L}{C}}{2R} = R$

soit $R^2 = \frac{L}{C}$. Réciproquement, si cette relation est vérifiée : $\underline{Z} = \frac{2R^2 + jR\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)}{2R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)} = R$,

quel que soit ω . En conclusion, la relation cherchée est : $R^2 = \frac{L}{C}$.

10.2 Impédance et déphasage

On calcule l'impédance équivalente à l'ensemble R_1 , L , R_2 et C :

$$\underline{Z} = R_1 + \frac{\frac{1}{jC\omega}(R_2 + jL\omega)}{\frac{1}{jC\omega} + R_2 + jL\omega} = R_1 + \frac{R_2 + jL\omega}{1 - LC\omega^2 + jR_2C\omega}$$

Étant donné que $\underline{e} = \underline{Z}i$, l'intensité $i(t)$ est en phase avec la tension $e(t)$ si et seulement si $\underline{Z}$ est réelle, soit si $\underline{Z} - R_1$ est réelle, soit si : $\frac{L\omega}{R_2} = \frac{R_2C\omega}{1 - LC\omega^2}$ soit si : $R_2^2C = L(1 - LC\omega^2)$.

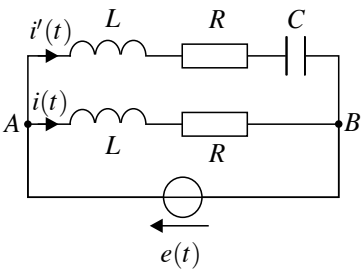
10.3 Calculs de déphasage

1. En notation complexe la loi des mailles s'écrit :

$$R\underline{i} + jL\omega\underline{i} = \underline{e}.$$

On en tire : $\underline{i} = \frac{\underline{e}}{R + jL\omega}.$

En prenant le module et l'argument de cette grandeur complexe on trouve :



$$I_0 = |\underline{i}| = \frac{|\underline{e}|}{|R + jL\omega|} = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 + (L\omega)^2}}$$

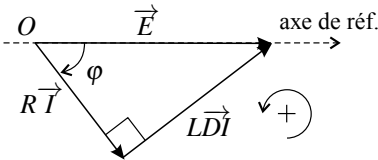
et

$$\varphi = \arg(\underline{i}) = -\arg(R + jL\omega) \quad \text{donc} \quad \tan \varphi = -\frac{L\omega}{R}.$$

Méthode des vecteurs de Fresnel D'après la loi des mailles :

$$Ri(t) + L \frac{di}{dt} = e(t).$$

La figure ci-contre traduit cette relation avec les vecteurs de Fresnel $\vec{I}$, $\vec{DI}$ et $\vec{E}$ associés respectivement aux signaux $i(t)$, $\frac{di}{dt}$ et $e(t)$. Ces vecteurs ont pour normes respectives I_0 , ωI_0 et E_0 .



Le théorème de Pythagore s'écrit : $E_0^2 = (RI_0)^2 + (L\omega I_0)^2$. On en tire : $I_0 = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 + (L\omega)^2}}.$

D'autre part, φ est l'angle entre $\vec{E}$ et $\vec{I}$; il apparaît sur la figure que $\varphi < 0$ et que $\tan(-\varphi) = \frac{L\omega I_0}{RI_0}$, soit : $\tan \varphi = -\frac{L\omega}{R}.$

2. En notation complexe la loi des mailles s'écrit : $R\underline{i}' + jL\omega\underline{i}' + \frac{\underline{i}'}{jC\omega} = \underline{e}.$

On en tire : $\underline{i}' = \frac{\underline{e}}{R + jL\omega + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{\underline{e}}{R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)}$, d'où : $I'_0 = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 + \left(\frac{1}{C\omega} - L\omega\right)^2}}$

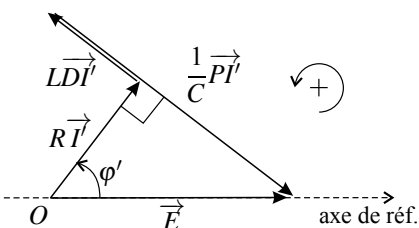
et $\varphi' = \arg(\underline{i}') = -\arg\left(R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)\right)$ soit : $\tan \varphi' = \frac{\left(\frac{1}{C\omega} - L\omega\right)}{R}.$

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

Méthode des vecteurs de Fresnel D'après la loi des mailles :

$$Ri'(t) + L \frac{di'}{dt} + \frac{1}{C} \int i' dt = e(t).$$

La figure ci-contre traduit cette relation avec les vecteurs de Fresnel $\vec{I}'$, $\vec{DI}'$, $\vec{PI}'$ et $\vec{E}$ associés respectivement aux signaux $i'(t)$, $\frac{di'}{dt}$, $\int i' dt$ et $e(t)$.



Ces vecteurs ont pour normes respectives I'_0 , $\omega I'_0$, $\frac{I'_0}{\omega}$ et E_0 . Le théorème de Pythagore s'écrit :

$$E_0^2 = (RI'_0)^2 + \left(\frac{I'_0}{C\omega} - L\omega I'_0 \right)^2 ; \text{ on en tire : } I'_0 = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 + \left(\frac{1}{C\omega} - L\omega \right)^2}}. \text{ D'autre part, il}$$

$$\text{apparaît sur la figure que } \varphi' > 0 : \tan \varphi' = \frac{\frac{I'_0}{C\omega} - L\omega I'_0}{RI'_0} = \frac{\frac{1}{C\omega} - L\omega}{R}.$$

3. La condition $I_0 = I'_0$ équivaut à $L\omega = \frac{1}{C\omega} - L\omega$ soit : $2LC\omega^2 = 1$.

La condition $\varphi' = \varphi + \frac{\pi}{2}$ équivaut à $\tan \varphi' = -\frac{1}{\tan \varphi}$ soit $\frac{\frac{1}{C\omega} - L\omega}{R} = \frac{R}{L\omega}$ soit $L\omega = R$.

Finalement les expressions cherchées des composants sont : $L = \frac{R}{\omega}$ et $C = \frac{1}{2R\omega}$, et on trouve (après calcul) : $I_0 = I'_0 = \frac{E_0}{R}$ et $\varphi' = -\varphi = \frac{\pi}{4}$.

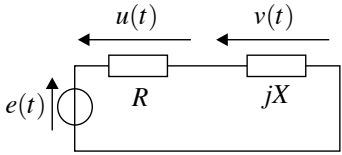
10.4 Comparaison de deux circuits résonants

1. Association série : $\underline{Z}_S = jL\omega + \frac{1}{jC\omega} = j \left(L\omega - \frac{1}{C\omega} \right) = jX_S$; si $\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}}$, $\underline{Z}_S = 0$.

Association parallèle : $\underline{Z}_P = \frac{jL\omega \frac{1}{jC\omega}}{jL\omega + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{jL\omega}{1 - LC\omega^2} = jX_P$; si $\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}}$, $X_P \rightarrow \infty$.

2. On note $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$ la force électromotrice du générateur et $\underline{Z} = jX$. D'après la formule du diviseur de tension :

$$\underline{u} = \underline{\varepsilon} \frac{R}{R + jX} \quad \text{et} \quad \underline{v} = \underline{\varepsilon} \frac{jX}{R + jX}.$$



On en déduit les amplitudes de ces tensions :

$$U_0 = |\underline{u}| = E_0 \frac{R}{\sqrt{R^2 + X^2}} \quad \text{et} \quad V_0 = |\underline{v}| = E_0 \frac{|X|}{\sqrt{R^2 + X^2}}.$$

On peut remarquer que : $U_0 \leq E_0$ et $V_0 \leq E_0$.

Dans le cas où on associe en série la bobine et la capacité : pour $\omega = \omega_0$, $X_S = 0$ donc $U_0 = E_0$ et $V_0 = 0$. U_0 passe par sa valeur maximale possible pour $\omega = \omega_0$: il y a résonance pour la tension $u(t)$. Cherchons le facteur de qualité :

$$U_0 = E_0 \frac{R}{\sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2}} = \frac{E_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{L\omega_0}{R}\right)^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}}.$$

Le facteur de qualité est donc : $Q_S = \frac{L\omega_0}{R} = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$. C'est le cas vu dans le cours.

Dans le cas où on associe en parallèle la bobine et la capacité, pour $\omega = \omega_0$, $X_P = \infty$ donc $U_0 = 0$ et $V_0 = E_0$. Il y a donc résonance pour la tension $v(t)$. Cherchons le facteur de qualité :

$$V_0 = E_0 \frac{\frac{L\omega}{|1 - LC\omega^2|}}{\sqrt{R^2 + \left(\frac{L\omega}{1 - LC\omega^2}\right)^2}} = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 \left(\frac{1 - LC\omega^2}{L\omega}\right)^2 + 1}} = \frac{E_0}{\sqrt{\left(\frac{R}{L\omega_0}\right)^2 \left(\frac{\omega_0}{\omega} - \frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 + 1}}$$

Le facteur de qualité est donc : $Q_P = \frac{R}{L\omega_0} = R \sqrt{\frac{C}{L}}$.

Le facteur de qualité détermine la rapidité avec laquelle l'amplitude décroît quand on s'éloigne de la pulsation de résonance. Dans le circuit série, quand ω s'écarte de ω_0 , X_S^2 devient non nul mais on peut toujours écrire $U_0 \simeq E_0$ tant que $X_S^2 \ll R^2$; ainsi U_0 décroît d'autant plus vite que R est petit. Donc Q_S augmente si R diminue. Dans l'autre circuit, quand ω s'écarte de ω_0 , X_P^2 n'est plus infini mais on peut toujours écrire $U_0 \simeq E_0$ tant que $X_P^2 \gg R^2$; ainsi V_0 décroît d'autant plus vite que R est grand. Donc Q_P augmente si R augmente.

3. Pour les deux montages $C = \frac{1}{L\omega_0^2} = 158 \text{ nF}$. Pour le circuit série, on prend la valeur la plus faible pour la résistance soit $R_S = 1,00 \text{ k}\Omega$ (il ne faut pas prendre plus petit pour ne pas être gêné par les résistances internes des sources de tension). On en déduit $Q_S = 0,503$.

Pour le circuit avec L et C en parallèle, on choisit la valeur la plus grande possible pour la résistance soit $R_P = 100 \text{ k}\Omega$ (il ne faut pas prendre plus grand pour ne pas être gêné par les impédances d'entrée des appareils de mesure). Dans ce cas, $Q_P = 199$. Ce deuxième montage permet d'atteindre un facteur de qualité bien plus grand.

10.5 Condition de résonance

1. Soit $\underline{Z}$ l'impédance équivalente à R et C : $\underline{Z} = \frac{R \frac{1}{jC\omega}}{R + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{R}{1 + jRC\omega}$. L'impédance $jL\omega$

et $\underline{Z}$ forment un diviseur de tension donc :

$$\underline{u} = \underline{e} \frac{\underline{Z}}{jL\omega + \underline{Z}} = \underline{e} \frac{R}{jL\omega(1 + jRC\omega) + R} = \frac{\underline{e}}{1 + \frac{jL\omega}{R} - LC\omega^2} = \frac{\underline{e}}{1 + 2j\xi x - x^2}.$$

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

2. L'amplitude de $u(t)$ est : $U_0 = |\underline{u}| = \frac{E_0}{\sqrt{(1-x)^2 + (2\xi x^2)^2}} = \frac{E_0}{\sqrt{1 + 2(2\xi^2 - 1)x^2 + x^4}}$.

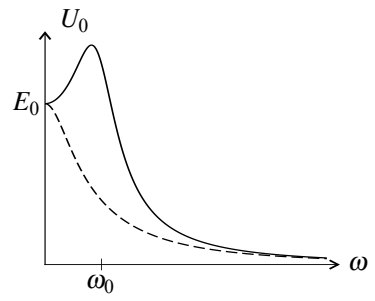
Il y a résonance si U_0 passe par un maximum, c'est-à-dire si $f(x) = 1 + 2(2\xi^2 - 1)x^2 + x^4$ passe par un minimum. Or : $f'(x) = 4x(2\xi^2 - 1 + x^2)$ s'annule, pour $x = 0$ et pour $x = \sqrt{1 - 2\xi^2}$ si $\xi < \frac{1}{\sqrt{2}}$. Dans ce dernier cas, $f''(\sqrt{1 - 2\xi^2}) > 0$.

Ainsi :

- si $\xi > \frac{1}{\sqrt{2}}$ il n'y a pas de résonance ;
- si $\xi < \frac{1}{\sqrt{2}}$ il a résonance pour la pulsation :

$$\omega_r = \omega_0 \sqrt{1 - 2\xi^2}.$$

On voit ci-contre l'allure de U_0 en fonction de ω pour $\xi < \frac{1}{\sqrt{2}}$ (en trait plein) et $\xi > \frac{1}{\sqrt{2}}$ (en pointillés).



10.6 Résonance d'un circuit RLC parallèle

1. L'association en parallèle de R , L et C admet pour impédance équivalente :

$$\underline{Z} = \frac{1}{\frac{1}{R} + \frac{1}{jL\omega} + jC\omega} = \frac{jRL\omega}{R + jL\omega - RCL\omega^2}.$$

On obtient alors l'expression de la tension s en utilisant la relation du pont diviseur de tension

soit : $\underline{u} = \frac{\underline{Z}}{\underline{Z} + r} \underline{e} = \frac{jRL\omega}{rR + jL\omega(r + R) - rRCL\omega^2} \underline{e}$.

2. On a résonance si l'amplitude passe de u par un maximum. Or l'amplitude est égale au module de la grandeur complexe, soit :

$$|\underline{u}| = \frac{RL\omega E_0}{\sqrt{(rR(1 - LC\omega^2) + (L\omega(r + R))^2)}} = \frac{E_0}{\sqrt{\left(1 + \frac{r}{R}\right)^2 + r^2 \left(C\omega - \frac{1}{L\omega}\right)^2}}.$$

Le dénominateur est toujours plus grand que $1 + \frac{r}{R}$ et prend cette valeur pour $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$.

On a donc résonance pour ω_0 .

3. Pour $\omega = \omega_0$, on a $\underline{u} = \frac{R}{r + R} \underline{e}$ et il n'y a pas de déphasage.

4. La pulsation de résonance est la même pour ce circuit RLC parallèle et pour le circuit RLC série. Il s'agit d'une résonance en intensité pour le circuit série et d'une résonance en tension pour le circuit parallèle. Il est intéressant de comparer l'influence de R dans les deux résonances : dans le cas de la résonance du circuit série, l'acuité de la résonance et le facteur de qualité diminuent si R augmente alors que c'est l'inverse ici. En effet :

$$|\underline{u}| = \frac{R}{R+r} \frac{E_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{rR}{R+r}\right)^2 \left(C\omega - \frac{1}{L\omega}\right)^2}} = \frac{R}{R+r} \frac{E_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{rR}{R+r}\right)^2 \frac{C}{L} \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}}$$

donc le facteur de qualité est $Q = \frac{rR}{R+r} \sqrt{\frac{C}{L}}$ dont on peut vérifier (par un calcul de dérivée par exemple) qu'il augmente avec R .

10.7 Étude de l'impédance d'un diapason à quartz

1. On a donc une impédance (C_p) en parallèle sur l'association série de deux impédances (L et C_s) donc :

$$\frac{1}{\underline{Z}_{th}} = jC_p\omega + \frac{1}{jL\omega + \frac{1}{jC_s\omega}} = jC_p\omega + \frac{jC_s\omega}{1 - LC_s\omega^2} = j(C_p + C_s)\omega \frac{1 - \frac{LC_pC_s\omega^2}{C_p + C_s}}{1 - LC_s\omega^2},$$

expression conforme à l'énoncé avec $C = C_p + C_s$, $\omega_r = \frac{1}{\sqrt{LC_s}}$ et $\omega_a = \sqrt{\frac{C_p + C_s}{C_pC_sL}}$. On re-

marque que $\omega_a = \sqrt{1 + \frac{C_s}{C_p}} \omega_r > \omega_r$.

2. Pour $\omega \ll \omega_r$, $\underline{Z}_{th} \simeq -\frac{j}{C\omega}$ donc $Z_{th} = |\underline{Z}_{th}| \simeq \frac{1}{C\omega} = \frac{1}{2\pi Cf}$. Ceci correspond bien à la loi expérimentale, avec $C = \frac{1}{2\pi \times (4,8 \pm 0,15) \cdot 10^{10}} = (3,3 \pm 0,1) \cdot 10^{-12}$ F.

3. Z_{th} a un minimum nul pour ω_r et tend vers l'infini pour ω_a ce qui correspond respectivement au minimum (non nul) du module de l'impédance et au maximum (non infini) observés expérimentalement. Le comportement irréaliste du modèle théorique est dû à l'absence de résistance. On a donc : $\omega_r = 2\pi \times (32765,93 \pm 0,01) = 205874,4 \pm 0,1 \text{ rad.s}^{-1}$ et $\omega_a = 2\pi \times (32775,95 \pm 0,01) = 205937,4 \pm 0,1 \text{ rad.s}^{-1}$.

4. Compte-tenu du caractère idéalisé du modèle, on fera les calculs avec uniquement deux chiffres significatifs. On a : $\frac{\omega_a^2}{\omega_r^2} = \frac{C_p + C_s}{C_p} = \frac{C}{C_p}$ donc $C_p = C \frac{\omega_r^2}{\omega_a^2} \simeq C = 3,3 \cdot 10^{-12}$ F ; $\omega_a^2 - \omega_r^2 = \frac{1}{LC_p}$ donc $L = \frac{1}{C_p(\omega_a^2 - \omega_r^2)} = 1,2 \cdot 10^4$ H ; $C_s = \frac{1}{L\omega_a^2} = 2,0 \cdot 10^{-15}$ F. Ce sont des valeurs très inhabituelles.

5. L'impédance $\underline{Z}_{th}$ est un imaginaire pur, donc son argument φ est $\pm \frac{\pi}{2}$ suivant le signe de sa partie imaginaire.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

	$0 < \omega_r$	$\omega_r < \omega < \omega_a$	$\omega > \omega_a$
$1 - \left(\frac{\omega}{\omega_r}\right)^2$	–	+	+
$1 - \left(\frac{\omega}{\omega_a}\right)^2$	–	–	+
$\text{Im}(Z_{th})$	–	+	–
φ	$-\frac{\pi}{2}$	$\frac{\pi}{2}$	$-\frac{\pi}{2}$
comportement	capacitif	inductif	capacitif

Ceci correspond bien à l'expérience ; cependant dans la réalité expérimentale il n'y a pas de discontinuité de φ . Un modèle théorique incorporant les effets dissipatifs sous la forme d'une résistance serait plus réaliste.

10.8 Pont de Wien

1. $\underline{Z}_1 = R + \frac{1}{jC\omega} = R \left(1 + \frac{1}{jRC\omega}\right) = R \left(1 + \frac{1}{jx}\right)$ et $\underline{Z}_2 = \frac{1}{jC\omega + \frac{1}{R}} = \frac{R}{1 + jRC\omega} = \frac{R}{1 + jx}$.

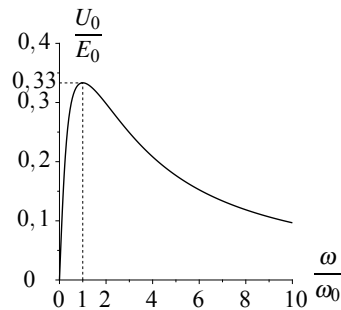
RC a la dimension d'un temps et ω se mesure en $\text{rad}\cdot\text{s}^{-1}$ donc x est sans dimension.

2. On utilise la relation du pont diviseur de tension :

$$\underline{u} = \underline{e} \frac{\underline{Z}_2}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2} = \underline{e} \frac{\frac{1}{1 + jx}}{1 + \frac{1}{jx} + \frac{1}{1 + jx}} = \underline{e} \frac{jx}{1 + 3jx - x^2} = \frac{\underline{e}}{3 + j\left(x - \frac{1}{x}\right)}.$$

3. $U_0 = |\underline{u}| = \frac{E_0}{\sqrt{9 + \left(x - \frac{1}{x}\right)^2}}.$

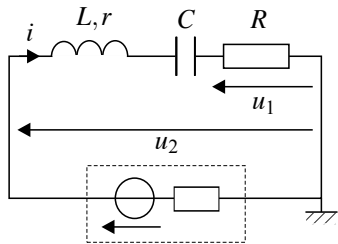
4. La courbe est représentée ci-contre. U_0 est maximum pour $x = 1$ soit pour $\omega = \omega_0$. C'est un phénomène de résonance ; le facteur de qualité est $Q = \frac{1}{3}$.



5. Pour $x \ll 1$, $\underline{u} \simeq jx\underline{e}$ donc $\varphi \simeq \frac{\pi}{2}$; pour $x = 1$, $\underline{u} = \frac{1}{3}\underline{e}$ donc $\varphi = 0$; pour $x \gg 1$, $\underline{u} \simeq -\frac{j}{x}\underline{e}$ donc $\varphi \simeq -\frac{\pi}{2}$.

6. Lorsque la tension mesurée par le voltmètre est nulle, alors les deux points entre lesquels il est branché sont au même potentiel. Si l'on suppose que la masse est le nœud le plus bas du schéma cela s'écrit : $u(t) = \frac{(1-k)r}{kr + (1-k)r}e(t) = (1-k)e(t)$, en utilisant la loi du diviseur de tension. Ainsi, $u(t)$ et $e(t)$ sont en phase ce qui n'arrive que pour $\omega = \omega_0$. Comme on sait que $\underline{u} = \frac{1}{3}\underline{e}$ pour $x = 1$, on en déduit $k = \frac{2}{3}$.

10.9 Détermination des caractéristiques d'une bobine



1. a. La période lue sur le graphique fourni est $T = 4,0 \text{ ms}$, on en déduit la pulsation $\omega = \frac{2\pi}{T} = 1,6 \cdot 10^3 \text{ rad.s}^{-1}$. On lit aussi l'amplitude de la tension aux bornes de R : $U_{1,0} = 4 \text{ V}$ et de la tension aux bornes du générateur : $U_{2,0} = 8,0 \text{ V}$. On en déduit l'amplitude de l'intensité : $I_0 = \frac{U_{1,0}}{R} = 0,20 \text{ A}$, puis le module de l'impédance du circuit : $Z = \frac{U_{2,0}}{I_0} = 40 \Omega$.

b. La voie 1 est en retard sur la voie 2. Le déphasage lu sur la courbe est $\varphi = 2\pi \frac{0,5}{4} = \frac{\pi}{4}$.

c. L'impédance $\underline{Z}$ est la somme des impédances du résistor, de la bobine et de la capacité montées en série : $\underline{Z} = R + jL\omega - \frac{j}{C\omega}$; donc : $Z = \sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2}$. On en déduit $L = \frac{1}{\omega} \left(\frac{1}{C\omega} + \sqrt{Z^2 - R^2} \right) = 62,6 \text{ mH}$ d'après la relation établie dans la première partie.

On a alors : $\varphi = \arg(\underline{Z}) = \arctan \frac{L\omega - \frac{1}{C\omega}}{R}$ soit numériquement $\varphi = 1,05 \neq 0,79$, ce qui est incohérent.

d. On remplace R par $R + r$ et on obtient : $Z = \sqrt{(R+r)^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2}$ et $\tan \varphi = \frac{L\omega - \frac{1}{C\omega}}{R+r}$. On en déduit l'expression : $r = \frac{Z}{\sqrt{1 + \tan^2 \varphi}} - R = Z \cos \varphi - R$, soit numériquement : $r = 8,3 \Omega$.

On obtient aussi : $L = \frac{1}{\omega} \left(\frac{1}{C\omega} + (R+r) \tan \varphi \right) = 59 \text{ mH}$.

2. La tension $u_1(t)$ est en phase avec la tension $u_2(t)$; cela veut dire que l'impédance équivalente à l'ensemble formé par la résistance R , la bobine (L, r) et la capacité est réelle, or cette impédance est : $\underline{Z} = R + r + j \left(L\omega - \frac{1}{C\omega} \right)$, donc : $L = \frac{1}{C\omega^2} = \frac{1}{4\pi^2 f^2 C} = 59 \text{ mH}$.

Par ailleurs, d'après le document, l'amplitude de u_1 est $U_{1,0} = 4,6 \text{ V}$ et l'amplitude de u_2 est $U_{2,0} = 6,5 \text{ V}$; or, d'après la formule du diviseur de tension : $\underline{u}_1 = \frac{R}{\underline{Z}} \underline{u}_2$ soit, puisque $\underline{Z} = R + r$, $U_{1,0} = \frac{R}{R+r} U_{2,0}$. On en déduit : $r = R \left(\frac{U_{2,0}}{U_{1,0}} - 1 \right) = 8,3 \Omega$.

CHAPITRE 10 – RÉGIME SINUSOÏDAL

Analyse fréquentielle d'un circuit linéaire

11

Dans ce chapitre, on poursuit l'étude du régime sinusoïdal forcé en introduisant la notion de fonction de transfert d'un circuit électrique et sa représentation pratique, le diagramme de Bode.

1 Fonction de transfert

1.1 Position du problème

On considère un circuit électrique linéaire fournissant un signal de sortie $s(t)$ à partir d'un signal d'entrée $e(t)$.

Dans tout ce chapitre le signal d'entrée est un signal sinusoïdal : $e(t) = E_0 \cos(\omega t + \varphi_e)$ où E_0 , ω et φ_e sont des constantes. De plus le circuit est linéaire et on se place en régime sinusoïdal forcé donc le signal de sortie est de la forme : $s(t) = S_0 \cos(\omega t + \varphi_s)$ où S_0 et φ_s sont aussi des constantes. Il est commode de représenter ces signaux par des signaux complexes :

$$\underline{e} = E_0 \exp(j\varphi_e) \exp(j\omega t) \quad \text{et} \quad \underline{s} = S_0 \exp(j\varphi_s) \exp(j\omega t)$$

Remarque

Dans le chapitre précédent on avait $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$, soit $\varphi_e = 0$. Dans ce chapitre on ne fera plus cette hypothèse.

On connaît les grandeurs ω , E_0 et φ_e définissant le signal d'entrée. Comment calculer les grandeurs S_0 et φ_s déterminant le signal de sortie ?

1.2 Définition de la fonction de transfert

Dans le chapitre précédent on a considéré des circuits réalisés avec des composants linéaires (résistors, condensateurs, bobines...). On a obtenu dans chaque cas une relation de la forme : $\underline{s} = \underline{H} \times \underline{e}$ où $\underline{H}$ est un nombre complexe s'exprimant en fonction des caractéristiques des composants présents dans le circuit (résistances, capacités, inductances...) et de $j\omega$.

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D'UN CIRCUIT LINÉAIRE

On admet qu'il en est ainsi pour tout circuit linéaire.

Un **circuit linéaire** est un circuit réalisé avec des composants linéaires, c'est-à-dire des dipôles linéaires ou des composants électroniques fonctionnant dans leur domaine de linéarité.

La **fonction de transfert** d'un circuit linéaire est la fonction de la variable complexe $j\omega$ telle que, pour un signal d'entrée $e(t)$ sinusoïdal de pulsation ω , le signal de sortie $s(t)$ en régime sinusoïdal forcé est donné par :

$$\underline{s} = \underline{H}(j\omega) \times \underline{e}.$$

Dans le contexte de traitement du signal où la notion de fonction de transfert est utilisée, le circuit linéaire est appelé **filtre**, terme qui sera utilisé dans la suite.

1.3 Fonction de gain et fonction de phase

La **fonction de gain** d'un filtre est :

$$G(\omega) = |\underline{H}(j\omega)| ;$$

et sa **fonction de phase** :

$$\varphi(\omega) = \arg(\underline{H}(j\omega)).$$

On a ainsi : $\underline{H}(j\omega) = G(\omega) \exp(j\varphi(\omega))$.

1.4 Réponse du filtre à un signal sinusoïdal

La réponse au problème posé en introduction est donnée par les fonctions de gain et de phase du filtre. En effet :

- l'amplitude du signal de sortie $s(t)$ est :

$$S_0 = |\underline{s}| = |\underline{H}(j\omega) \times \underline{e}| = |\underline{H}(j\omega)| \times |\underline{e}|$$

soit

$$S_0 = G(\omega) \times E_0 ;$$

- la phase initiale de $s(t)$ est :

$$\varphi_s = \arg(\underline{s}) - \omega t = \arg(\underline{H}(j\omega) \times \underline{e}) - \omega t = \arg(\underline{H}(j\omega)) + \arg(\underline{e}) - \omega t = \varphi(\omega) + \varphi_e$$

soit :

$$\varphi_s = \varphi_e + \varphi(\omega).$$

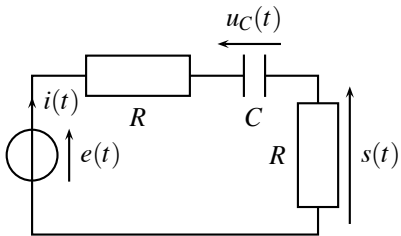
En résumé, le filtre transforme le signal d'entrée $e(t) = E_0 \cos(\omega t + \varphi_e)$, en le signal de sortie :

$$s(t) = G(\omega)E_0 \cos(\omega t + \varphi_e + \varphi(\omega)).$$

Exemple

On considère le circuit ci-contre dans lequel $R = 1,0 \text{ k}\Omega$ et $C = 5,0 \text{ }\mu\text{F}$. Calculer le signal de sortie $s(t)$ correspondant au signal d'entrée $e(t) = 5 \cos(\omega t)$ (en V), si :

- $\omega = 0$;
- $\omega = 20 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$;
- $\omega = 2,0 \cdot 10^2 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$;
- $\omega = 2,0 \cdot 10^3 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.



On peut calculer la fonction de transfert du montage par la formule du diviseur de tension :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{R}{R + \frac{1}{jC\omega} + R} = \frac{jRC\omega}{1 + 2jRC\omega}.$$

Il est commode de poser $x = RC\omega = 5,0 \cdot 10^{-3} \omega$ avec ω en $\text{rad}\cdot\text{s}^{-1}$. Avec cette notation :

$$\underline{H} = \frac{jx}{1 + 2jx}, \quad G = \frac{x}{\sqrt{1 + 4x^2}} \quad \text{et} \quad \varphi = \frac{\pi}{2} - \arccos \frac{1}{\sqrt{1 + 4x^2}}.$$

- Un signal constant est un signal de pulsation $\omega = 0$; pour ce signal, $x = 0$, $\underline{H} = 0$ donc $\underline{s} = 0$ donc :

$$s(t) = 0 \text{ V.}$$

Ce résultat était prévisible : en courant continu le condensateur se comporte comme un interrupteur ouvert, aucun courant ne traverse le circuit donc la tension aux bornes des résistances est nulle.

- Pour $\omega = 20 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$, $x = 0,050$, $\underline{H} = \frac{0,050j}{1 + 0,10j}$, $G = 0,050$ et $\varphi = 1,5 \text{ rad}$ donc :

$$s(t) = 0,25 \cos(2,0 \cdot 10^2 t + 1,5) \text{ V.}$$

- Pour $\omega = 2,0 \cdot 10^2 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$, $x = 0,50$, $\underline{H} = \frac{0,50j}{1 + 1,0j}$, $G = 0,35$ et $\varphi = 0,79 \text{ rad}$ donc :

$$s(t) = 1,8 \cos(2,0 \cdot 10^2 t + 0,79) \text{ V.}$$

- Pour $\omega = 2,0 \cdot 10^3$, $x = 5,0$, $\underline{H} = \frac{5,0j}{1 + 10j}$, $G = 0,50$, $\varphi = 0,10 \text{ rad}$ donc :

$$s(t) = 2,5 \cos(2,0 \cdot 10^3 t + 0,10) \text{ V.}$$

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

1.5 Lien entre équation différentielle et fonction de transfert

La fonction de transfert a le plus souvent la forme d’une fraction rationnelle en $j\omega$:

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{a_0 + a_1(j\omega) + \dots + a_n(j\omega)^n}{b_0 + b_1(j\omega) + \dots + b_m(j\omega)^m}.$$

où $a_0, a_1, \dots, a_n, b_0, b_1, \dots, b_m$ sont des réels tels que $a_n \neq 0$ et $b_m \neq 0$.

Dans ce cas, la relation : $\underline{H} = \frac{s}{e}$ peut se réécrire :

$$b_0 \underline{s} + b_1(j\omega) \underline{s} + \dots + b_m(j\omega)^m \underline{s} = a_0 \underline{e} + a_1(j\omega) \underline{e} + \dots + a_n(j\omega)^n \underline{e},$$

soit, puisque la dérivation par rapport au temps se traduit par une simple multiplication par $j\omega$ pour les signaux complexes :

$$b_0 s(t) + b_1 \frac{ds}{dt} + \dots + b_m \frac{d^m s}{dt^m} = a_0 e(t) + a_1 \frac{de}{dt} + \dots + a_n \frac{d^n e}{dt^n}.$$

Cette équation différentielle liant $e(t)$ et $s(t)$ est l’équation différentielle du filtre.

Exemple

Dans le cas du filtre de la page 377 :

$$\underline{H} = \frac{s}{e} = \frac{jRC\omega}{1 + 2jRC\omega} \Leftrightarrow \underline{s} + 2RC(j\omega) \underline{s} = RC(j\omega) \underline{e} \Leftrightarrow s(t) + 2RC \frac{ds}{dt} = RC \frac{de}{dt}.$$

Cette équation différentielle peut aussi s’obtenir directement, à partir des lois de l’électrocinétique. La loi des mailles s’écrit $e(t) = 2Ri(t) + u_C(t)$; la loi d’Ohm $Ri(t) = s(t)$ et la loi du condensateur $i(t) = C \frac{du_C}{dt}$. On en déduit : $e(t) = 2s(t) + u_C(t)$, puis en dérivant par rapport au temps : $\frac{de}{dt} = 2 \frac{ds}{dt} + \frac{du_C}{dt} = 2 \frac{ds}{dt} + \frac{i(t)}{C}$, puis en remplaçant $i(t)$ par $\frac{s(t)}{R}$:

$$\frac{de}{dt} = 2 \frac{ds}{dt} + \frac{1}{RC} s(t) \Leftrightarrow RC \frac{de}{dt} = 2RC \frac{ds}{dt} + s(t).$$

2 Diagramme de Bode

La connaissance de la fonction de transfert d’un système $\underline{H}(j\omega)$ permet de savoir comment le système modifie l’amplitude et la phase d’un signal, suivant la valeur de sa pulsation ω . On visualise cette information avec une représentation graphique de la fonction de transfert appelée **diagramme de Bode**¹.

1. Cette représentation a été inventée par Hendrik Wade Bode, 1905-1982, ingénieur américain dont les travaux présentèrent des avancées majeures en automatique et en télécommunications.

2.1 Le gain en décibel

L'amplitude X_0 d'un signal $x(t)$ peut s'exprimer en **décibel**. Sa valeur en décibel est définie par :

$$X_{0,dB} = 20 \log \frac{X_0}{X_{ref}},$$

où X_{ref} est une valeur de référence pour la grandeur physique X et $\log$ le logarithme décimal. Par exemple : $X_{dB} = 0\text{dB}$ correspond à $X_0 = 10^0 X_{ref} = X_{ref}$ et $X_{0,dB} = 6\text{dB}$ correspond à $X_0 = 10^{\frac{6}{20}} X_{ref} = 2X_{ref}$.

La passage d'un signal dans un filtre multiplie son amplitude par $G(\omega)$. Comment varie l'amplitude en décibel ? Les signaux étant des tensions on note U_{ref} la valeur de référence. On a alors :

$$S_{0,dB} = 20 \log \frac{S_0}{U_{ref}} = 20 \log \frac{G(\omega)E_0}{U_{ref}} = 20 \log \frac{E_0}{U_{ref}} + 20 \log G(\omega) = E_{0,dB} + 20 \log G(\omega).$$

On définit le **gain en décibel** du filtre par :

$$G_{dB}(\omega) = 20 \log G(\omega).$$

Par exemple : $G_{dB}(\omega) = 0\text{dB}$ correspond à $G(\omega) = 1$ et $G_{dB}(\omega) = 6\text{dB}$ à $G(\omega) = 2$. Avec cette définition on a :

$$S_{0,dB} = E_{0,dB} + G_{dB}(\omega).$$

Remarque

$G_{dB}(\omega)$ ne dépend pas de la valeur de référence U_{ref} choisie, mais $E_{0,dB}$ et $S_{0,dB}$ en dépendent.

2.2 Mesure d'un gain en décibel

Pour mesurer $G_{dB}(\omega)$ il faut mesurer, pour des signaux de pulsation ω :

- l'amplitude E_0 du signal d'entrée ;
- l'amplitude S_0 du signal de sortie.

On calcule ensuite :

$$G_{dB}(\omega) = 20 \log \left(\frac{S_0}{E_0} \right).$$

Si on utilise un multimètre numérique on ne mesure pas l'amplitude mais la valeur efficace des signaux. La valeur efficace du signal $x(t) = X_0 \cos(\omega t + \varphi)$ est : $X_{eff} = \frac{X_0}{\sqrt{2}}$ (sa signification physique sera donnée au chapitre suivant). Étant donné que $\frac{S_{eff}}{E_{eff}} = \frac{S_0/\sqrt{2}}{E_0/\sqrt{2}} = \frac{S_0}{E_0}$ on a aussi :

$$G_{dB}(\omega) = 20 \log \left(\frac{S_{eff}}{E_{eff}} \right).$$

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D'UN CIRCUIT LINÉAIRE

Remarque

Certains multimètres ont une touche « dB » dont l'enclenchement fait que l'appareil affiche la valeur efficace du signal en décibel (avec une tension de référence égale à 1V). On lit alors directement $E_{eff,dB}$ et $S_{eff,dB}$ et on calcule le gain en décibel par une simple soustraction :

$$G_{dB}(\omega) = S_{eff,dB} - E_{eff,dB}.$$

Enfin si on mesure les amplitudes crête-à-crête E_{cc} et S_{cc} (voir chapitre précédent), étant donné que $\frac{S_{cc}}{E_{cc}} = \frac{2S_0}{2E_0} = \frac{S_0}{E_0}$ on calculera le gain en décibel par :

$$G_{dB}(\omega) = 20 \log \left(\frac{S_{cc}}{E_{cc}} \right).$$

2.3 Le diagramme de Bode

Le **diagramme de Bode** d'un filtre comporte deux courbes :

- la **courbe d'amplitude** qui donne le gain en décibel $G_{dB}(\omega)$;
- la **courbe de phase** qui donne $\varphi(\omega)$.

Pour chaque courbe l'abscisse est $\log \left(\frac{\omega}{\omega_{ref}} \right)$ où ω_{ref} est une pulsation de référence ou bien ω mais avec une **échelle logarithmique**.

Le fait d'utiliser une échelle logarithmique ou la variable $\log \left(\frac{\omega}{\omega_{ref}} \right)$ permet de prendre en compte une large gamme de pulsations.



Il ne faut pas confondre ces courbes avec les courbes donnant $G(\omega)$ en fonction de ω et $\varphi(\omega)$ en fonction de ω avec une échelle linéaire.

Exemple

Le diagramme de Bode du filtre de la page 377 est représenté ci-dessous. Pour tracer ces

courbes à la calculette il faut représenter $g(u) = 20 \log \left(\frac{4 \cdot 10^{-3} \times 10^u}{\sqrt{1 + (2 \times 4 \cdot 10^{-3} \times 10^u)^2}} \right)$

pour la courbe de gain et $f(u) = \frac{\pi}{2} - \arccos \left(\frac{1}{\sqrt{1 + (2 \times 4 \cdot 10^{-3} \times 10^u)^2}} \right)$ pour la

courbe de phase, avec u compris entre 0 et 6 ($\omega = 10^u \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$).

Les points marqués en blanc repèrent les pulsations pour lesquelles on a calculé à la

page 377 le gain et la phase. Les gains en décibel correspondants sont :

$$G_{dB}(0) = -\infty, G_{dB}(20) = -26\text{dB}, G_{dB}(2,0.10^2) = -9,0\text{dB} \text{ et } G_{dB}(2,0.10^3) = -6,0\text{dB}$$

(les pulsations étant exprimées en rad.s^{-1}).

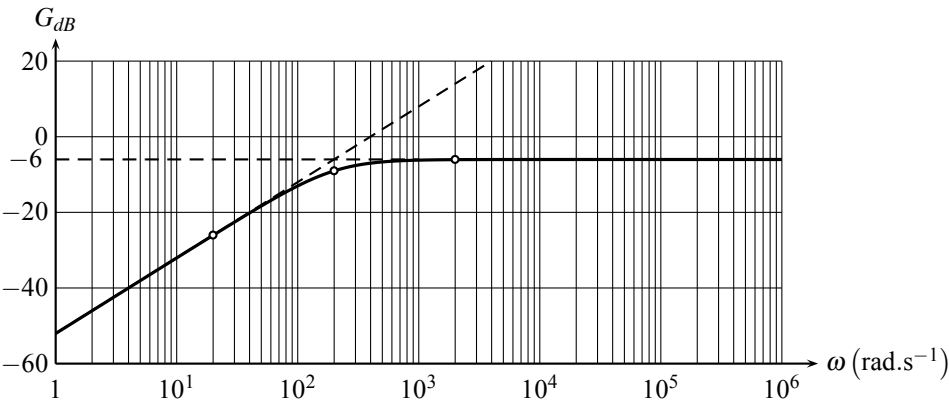


Figure 11.1 – Diagramme de Bode : courbe de gain et ses asymptotes (en pointillés).

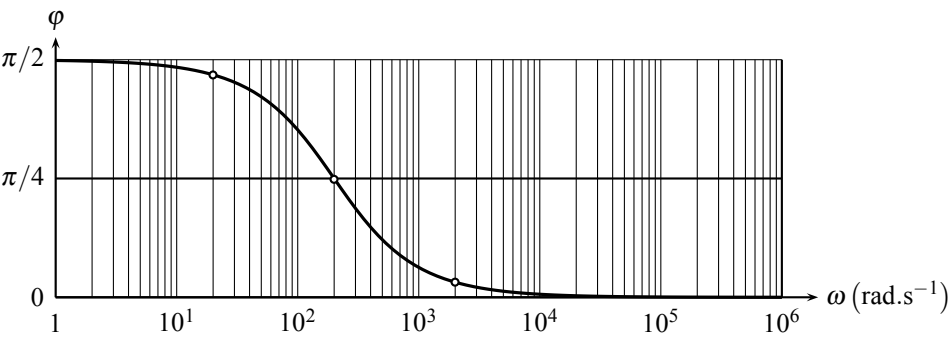


Figure 11.2 – Diagramme de Bode : courbe de phase.

2.4 Étude de la courbe d’amplitude

a) Signification de la pente d’une asymptote à la courbe d’amplitude

On observe dans l’exemple ci-dessus que la courbe présente deux zones rectilignes sur lesquelles elle peut être assimilée à une droite que l’on appelle **asymptote**. Il en est ainsi sur tous les diagrammes de Bode. Quelle information peut-on tirer de l’équation d’une asymptote ?

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

Dans une zone rectiligne on a :

$$G_{dB}(\omega) \simeq p \log \left(\frac{\omega}{\omega_{ref}} \right) + B,$$

où p est la pente de la droite et B une constante. Cette pente p est sans dimension physique mais il est habituel de l’exprimer en **dB/décade**. Pourquoi cette unité ? Chaque fois qu’on multiplie ω par 10 (on « franchit une décade ») l’abscisse $\log \left(\frac{\omega}{\omega_{ref}} \right)$ augmente d’une unité et le gain augmente de p décibel.

L’approximation ci-dessus peut s’écrire aussi :

$$G(\omega) \simeq 10^{\left(\frac{p}{20} \log \left(\frac{\omega}{\omega_{ref}} \right) \right)} \times 10^{\frac{B}{20}} \quad \Leftrightarrow \quad G(\omega) \simeq A \left(\frac{\omega}{\omega_{ref}} \right)^{\frac{p}{20}} \quad \text{où} \quad A = 10^{\frac{B}{20}}.$$

Dans une zone de fréquence où la courbe d’amplitude du diagramme de Bode est quasiment rectiligne, de pente p en décibel/décade, le gain du filtre $G(\omega)$ est quasiment proportionnel à $\omega^{\frac{p}{20}}$:

$$G_{dB}(\omega) \simeq p \log \left(\frac{\omega}{\omega_{ref}} \right) + \text{constante} \quad \Leftrightarrow \quad G(\omega) \propto \omega^{\frac{p}{20}}.$$

Les pentes les plus fréquemment observées sont :

- $p = +20$ dB/décade qui correspond à $G(\omega) \propto \omega$, le gain est multiplié par 10 chaque fois que ω est multiplié par 10 ;
- $p = -20$ dB/décade qui correspond à $G(\omega) \propto \frac{1}{\omega}$, le gain est divisé par 10 chaque fois que ω est multiplié par 10 ;
- $p = +40$ dB/décade qui correspond à $G(\omega) \propto \omega^2$, le gain est multiplié par 100 chaque fois que ω est multiplié par 10 ;
- $p = -40$ dB/décade qui correspond à $G(\omega) \propto \frac{1}{\omega^2}$, le gain est divisé par 100 chaque fois que ω est multiplié par 10.

Remarque

Si $G(\omega) \propto \omega^{\frac{p}{20}}$, alors $\underline{H} \propto (j\omega)^{\frac{p}{20}}$ puisque $\underline{H}$ est une fonction de $j\omega$.

b) Détermination des pentes des asymptotes à partir de l’expression de la fonction de transfert

Comment trouver la pente p d’une asymptote à la courbe de gain du diagramme de Bode quand on connaît l’expression de la fonction de transfert $\underline{H}(j\omega)$?

Supposons que la fonction de transfert est écrite sous la forme d’une fraction rationnelle en $j\omega$:

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{a_0 + a_1(j\omega) + \dots + a_n(j\omega)^n}{b_0 + b_1(j\omega) + \dots + b_m(j\omega)^m},$$

avec $a_n \neq 0$ et $b_m \neq 0$.

Asymptote pour ω tendant vers ∞ On obtient une expression approchée pour ω tendant vers ∞ en ne gardant au numérateur comme au dénominateur que le terme de plus haut degré en $j\omega$, soit n au numérateur et m au dénominateur. On arrive ainsi à :

$$\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{a_n(j\omega)^n}{b_m(j\omega)^m} = \frac{a_n}{b_m}(j\omega)^{n-m} \Rightarrow G(\omega) \propto \omega^{n-m}.$$

On a donc une asymptote de pente $p = 20(n - m)$ dB/décade.

Asymptote pour ω tendant vers 0 On obtient une expression approchée pour ω tendant vers 0 en ne gardant au numérateur comme au dénominateur que le terme non nul de plus bas degré en $j\omega$, soit $i_{\min}$ au numérateur et $j_{\min}$ au dénominateur. On arrive ainsi à :

$$\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{a_{i_{\min}}(j\omega)^{i_{\min}}}{b_{j_{\min}}(j\omega)^{j_{\min}}} = \frac{a_{i_{\min}}}{b_{j_{\min}}}(j\omega)^{i_{\min}-j_{\min}} \Rightarrow G(\omega) \propto \omega^{i_{\min}-j_{\min}}.$$

On a donc une asymptote de pente $p = 20(i_{\min} - j_{\min})$ dB/décade.

Exemple

Dans le cas du filtre de la page 377, pour lequel $\underline{H} = \frac{jRC\omega}{1 + 2jRC\omega}$:

- pour ω tendant vers 0, $\underline{H} \simeq \frac{jRC\omega}{1}$ donc $G \simeq RC\omega$ et $G_{dB} \simeq 20 \log(RC\omega)$: on a une asymptote de pente +20 dB/décade ;
- pour ω tendant vers ∞ , $\underline{H} \simeq \frac{jRC\omega}{2jRC\omega} = \frac{1}{2}$ donc $G \simeq \frac{1}{2}$ et $G_{dB} \simeq -6$ dB : on a une asymptote de pente nulle.

Ces asymptotes sont représentées en pointillés sur la figure 11.1, page 381.

Asymptotes intermédiaires Dans de nombreux cas, la fonction de transfert est un produit et quotient de termes de la forme $1 + j\frac{\omega}{\omega_i}$ où les ω_i sont des pulsations de référence données. Pour une pulsation ω très différente de toutes les pulsations ω_i on obtient une approximation de la fonction de transfert de la forme $\underline{H} \propto (j\omega)^n$ en remplaçant chacun de ces termes par l'approximation suivante :

$$1 + j\frac{\omega}{\omega_i} \simeq \begin{cases} 1 & \text{si } \omega \ll \omega_i \\ j\frac{\omega}{\omega_i} & \text{si } \omega \gg \omega_i \end{cases}.$$

Par exemple, soit le filtre de fonction de transfert : $\underline{H}(j\omega) = \frac{1 + j\frac{\omega}{\omega_2}}{\left(1 + j\frac{\omega}{\omega_1}\right)\left(1 + j\frac{\omega}{\omega_3}\right)}$ avec

$$\omega_1 = 20 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}, \omega_2 = 1,0 \cdot 10^3 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1} \text{ et } \omega_3 = 5,0 \cdot 10^4 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}.$$

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

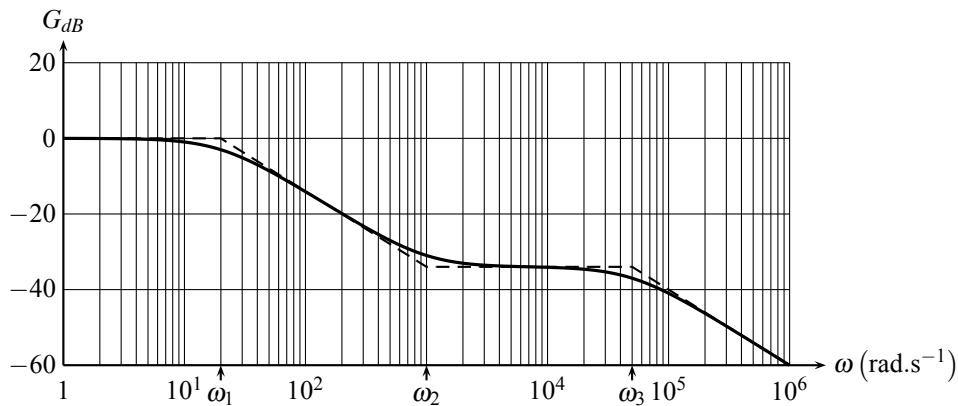


Figure 11.3 – Diagramme de Bode : courbe de gain et ses asymptotes (en pointillés).

La courbe d’amplitude de ce filtre est représentée sur la figure 11.3. On observe des parties quasiment rectilignes dont on peut trouver les équations en faisant les approximations suivantes :

	$\omega \ll \omega_1$	$\omega_1 \ll \omega \ll \omega_2$	$\omega_2 \ll \omega \ll \omega_3$	$\omega \gg \omega_3$
numérateur $\simeq$	1	1	$j \frac{\omega}{\omega_2}$	$j \frac{\omega}{\omega_2}$
$1 + j \frac{\omega}{\omega_1} \simeq$	1	$j \frac{\omega}{\omega_1}$	$j \frac{\omega}{\omega_1}$	$j \frac{\omega}{\omega_1}$
$1 + j \frac{\omega}{\omega_3} \simeq$	1	1	1	$j \frac{\omega}{\omega_3}$
dénominateur $\simeq$	1	$j \frac{\omega}{\omega_1}$	$j \frac{\omega}{\omega_1}$	$-\frac{\omega^2}{\omega_1 \omega_3}$
$\underline{H}(j\omega) \simeq$	1	$-j \frac{\omega_1}{\omega}$	$\frac{\omega_1}{\omega_2}$	$-j \frac{\omega_1 \omega_3}{\omega_2 \omega}$
$G_{dB}(\omega) \simeq$	0	$20 \log \left(\frac{\omega_1}{\omega} \right)$	$20 \log \left(\frac{\omega_1}{\omega_2} \right)$	$20 \log \left(\frac{\omega_1 \omega_3}{\omega_2 \omega} \right)$
pente	0	-20dB/décade	0	-20dB/décade

Les expressions de $G_{dB}(\omega)$ figurant dans ce tableau donnent les équations des asymptotes qui sont tracées en pointillés sur la figure. Les abscisses des intersections de ces droites sont les pulsations de référence ω_1 , ω_2 et ω_3 .

Remarque

Lorsqu’elle est applicable, cette méthode donne aussi les asymptotes pour ω tendant vers 0 et pour ω tendant vers l’infini.

2.5 Domaine dérivateur, domaine intégrateur

a) Dérivateur

Considérons un filtre théorique dont le signal de sortie est la dérivée par rapport au temps du signal d'entrée, multipliée par une constante τ ayant la dimension d'un temps pour que $s(t)$ ait la même unité que $e(t)$:

$$s(t) = \tau \frac{de}{dt}.$$

Pour ce filtre dérivateur, en notation complexe : $\underline{s} = \tau(j\omega)\underline{e}$. On en déduit :

$$\underline{H}_{\text{dérivateur}}(j\omega) = j\omega\tau \Rightarrow G_{\text{dérivateur}} = \omega\tau \Leftrightarrow G_{dB, \text{dérivateur}} = 20 \log(\tau\omega).$$

La courbe d'amplitude d'un dérivateur est une droite de pente +20 dB/décade.

Réciproquement, si un filtre réel admet une asymptote de pente +20 dB/décade, cela signifie qu'il y a un domaine de pulsation dans lequel sa fonction de transfert admet une approximation de la forme : $\underline{H}(j\omega) \simeq A \times j\omega$ où A est une constante réelle. Alors, pour tout signal $e(t)$ sinusoïdal dont la pulsation se situe dans ce domaine : $s(t) \simeq A \frac{de}{dt}$.

Un filtre se comporte comme un **dérivateur** dans un domaine de pulsation sur lequel la courbe d'amplitude a une pente de +20 dB/décade.

Exemple

D'après le diagramme de Bode page 381, le filtre représenté page 377 se comporte comme un dérivateur pour les signaux sinusoïdaux de pulsation $\omega \ll 10^2 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$. Pour ces signaux, $1 + 2jRC\omega \simeq 1$ et $\underline{H}(j\omega) \simeq jRC\omega$ donc $s(t) \simeq RC \frac{de}{dt}$.

b) Intégrateur

Considérons un filtre théorique dont le signal de sortie est la primitive de moyenne nulle du signal d'entrée, divisée par une constante τ ayant la dimension d'un temps pour que $s(t)$ ait la même unité que $e(t)$:

$$s(t) = \frac{1}{\tau} \int e(t) dt.$$

Pour ce filtre intégrateur, en notation complexe : $\underline{s} = \frac{1}{j\omega\tau}\underline{e}$. On en déduit :

$$\underline{H}_{\text{intégrateur}}(j\omega) = \frac{1}{j\omega\tau} \Rightarrow G_{\text{intégrateur}} = \frac{1}{j\omega\tau} \Leftrightarrow G_{dB, \text{intégrateur}} = -20 \log(\tau\omega).$$

La courbe d'amplitude d'un intégrateur est une droite de pente -20 dB/décade.

Réciproquement, si un filtre réel admet une asymptote de pente -20 dB/décade, cela signifie qu'il y a un domaine de pulsation dans lequel sa fonction de transfert admet une approximation de la forme : $\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{A}{j\omega}$ où A est une constante réelle. Alors, pour tout signal $e(t)$ sinusoïdal dont la pulsation se situe dans ce domaine : $s(t) \simeq A \int e(t) dt$.

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D'UN CIRCUIT LINÉAIRE

Un filtre se comporte comme un **intégrateur** dans un domaine de pulsation sur lequel la courbe d'amplitude a une pente de -20 dB/décade.

Exemple

Le filtre dont le diagramme de Bode est représenté page 384 est intégrateur dans les deux domaines $\omega_1 \ll \omega \ll \omega_2$ et $\omega \gg \omega_3$. D'après les approximations de la fonction de transfert : pour $\omega_1 \ll \omega \ll \omega_2$, $s(t) \simeq \omega_1 \int e(t)dt$ et pour $\omega \gg \omega_3$, $s(t) \simeq \frac{\omega_1 \omega_3}{\omega_2} \int e(t)dt$.

3 Exemples de filtres

Dans ce paragraphe on présente quelques fonctions de transfert classiques, qu'il faut savoir reconnaître, et on trace leurs diagrammes de Bode asymptotiques. Les diagrammes de Bode exacts de ces filtres sont donnés à l'annexe 2 de ce chapitre, page 394 et suivantes.

3.1 Filtre passe-bas du premier ordre

Un **filtre passe-bas du premier ordre** a une fonction de transfert de la forme :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{G_0}{1 + \frac{j\omega}{\omega_0}},$$

où G_0 est un réel positif et ω_0 une pulsation. Sa fonction de gain est :

$$G(\omega) = \frac{G_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}}.$$

Les comportements limites de cette fonction de transfert sont les suivants :

- pour $\omega \ll \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq G_0$ donc $G(\omega) \simeq G_0$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log G_0$ et $\varphi(\omega) \simeq 0$, la courbe d'amplitude a une asymptote de pente nulle ;
- pour $\omega \gg \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{G_0 \omega_0}{j\omega}$ donc $G(\omega) = \frac{G_0 \omega_0}{\omega}$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log G_0 - 20 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right)$ et $\varphi(\omega) \simeq -\frac{\pi}{2}$, la courbe d'amplitude a une pente de -20 dB/décade et le filtre est intégrateur.

Le diagramme de Bode asymptotique est représenté sur la figure 11.4. Les deux asymptotes de la courbe d'amplitude se coupent en $\omega = \omega_0$.

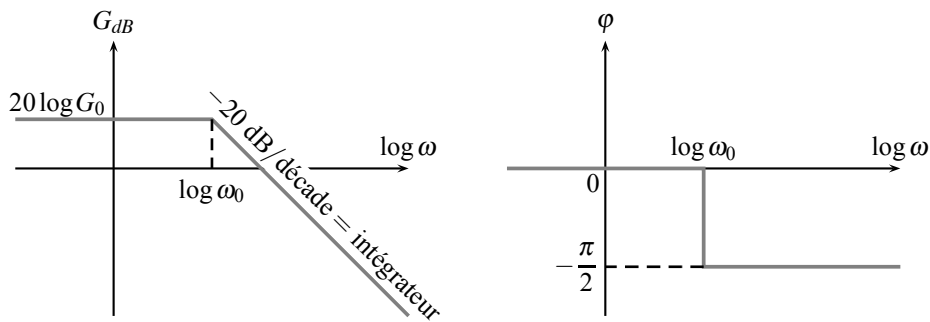


Figure 11.4 – Diagramme de Bode asymptotique d'un filtre passe-bas du premier ordre.

Le diagramme asymptotique donne les grandes lignes de la fonction de gain : pour $\omega < \omega_0$, le gain est proche de G_0 et pour $\omega > \omega_0$, il perd 20 dB (autrement dit : il est divisé par 10) chaque fois que ω est multiplié par 10. Ce comportement correspond à un **filtre passe-bas**.

Un **filtre passe-bas** est un filtre dont la fonction de gain a les propriétés suivantes :

- $G(0) = G_0$ où G_0 est un réel strictement positif ;
- $G(\omega)$ tend vers 0 quand ω tend vers l'infini.

Exemple

On réalise un filtre passe-bas du premier ordre avec un circuit série RC , en prenant le signal de sortie aux bornes du condensateur. Ce circuit a été étudié au chapitre précédent page 341.

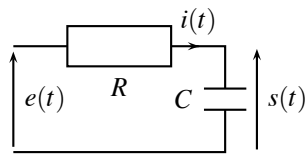


Figure 11.5 – Réalisation d'un filtre passe-bas du premier ordre.

D'après la formule du diviseur de tension :
$$\underline{H}(j\omega) = \frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{\frac{1}{jC\omega}}{R + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{1}{1 + jRC\omega}.$$

C'est la fonction de transfert d'un filtre passe-bas du premier ordre avec : $G_0 = 1$ et $\omega_0 = \frac{1}{RC}.$

3.2 Filtre passe-bas du deuxième ordre

Un **filtre passe-bas du deuxième ordre** a une fonction de transfert de la forme :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{G_0}{1 + 2j\xi \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}} \quad \text{ou} \quad \frac{G_0}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}},$$

où G_0 et ξ sont des réels positifs et ω_0 une pulsation. ξ est le **facteur d’amortissement** et Q est le **facteur de qualité** qui sont liés par la relation : $Q = \frac{1}{2\xi}$. Sa fonction de gain est :

$$G(\omega) = \frac{G_0}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(2\xi \frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}}.$$

Les comportements limites de cette fonction de transfert sont les suivants :

- pour $\omega \ll \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq G_0$ donc $G(\omega) \simeq G_0$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log G_0$ et $\varphi(\omega) \simeq 0$, la courbe d’amplitude a une asymptote de pente nulle ;
- pour $\omega \gg \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq -\frac{G_0\omega_0^2}{\omega^2}$ donc $G(\omega) \simeq \frac{G_0\omega_0^2}{\omega^2}$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log G_0 - 40 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)$ et $\varphi(\omega) \simeq -\pi$, la courbe d’amplitude a une asymptote de pente -40 dB/décade.

Le diagramme de Bode asymptotique est représenté sur la figure 11.6. Les deux asymptotes de la courbe d’amplitude se coupent en $\omega = \omega_0$.

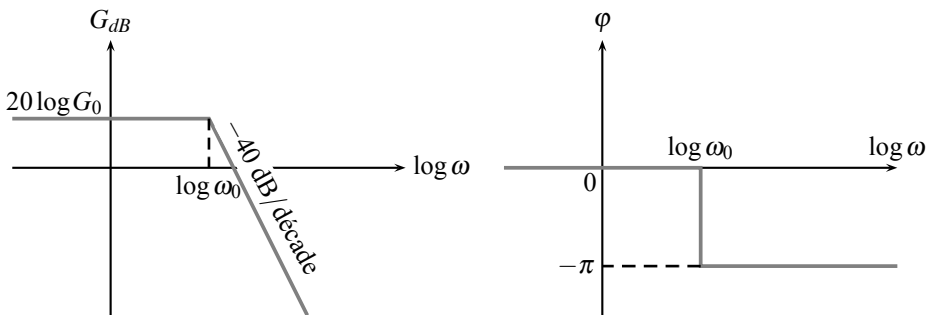


Figure 11.6 – Diagramme de Bode asymptotique d’un filtre passe-bas du deuxième ordre.

Ce diagramme asymptotique ressemble à celui du filtre passe-bas du premier ordre. La principale différence est que la pente de l'asymptote décroissante est deux fois plus grande ; ainsi, pour $\omega > \omega_0$, chaque fois que la pulsation ω est multipliée par 10, le gain perd 40 dB donc est divisé par 100.

Remarque

L'allure exacte de la courbe dépend fortement de la valeur du facteur d'amortissement ξ (ou du facteur de qualité Q qui est lui lié). Des courbes d'amplitude pour différentes valeurs de ξ sont données dans l'annexe 2 de ce chapitre, page 398.

Exemple

On réalise un filtre passe-bas du deuxième ordre avec un circuit série RLC , en prenant le signal de sortie aux bornes du condensateur. Ce circuit a été étudié au chapitre précédent pour la résonance de charge. D'après la formule du diviseur de tension :

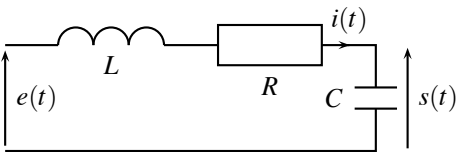


Figure 11.7 – Réalisation d'un filtre passe-bas du deuxième ordre.

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{s}{e} = \frac{\frac{1}{jC\omega}}{R + jL\omega + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{1}{1 + jRC\omega - LC\omega^2}.$$

C'est la fonction de transfert d'un filtre passe-bas du deuxième ordre avec : $G_0 = 1$, $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et $Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$.

3.3 Filtre passe-haut du premier ordre

Un **filtre passe-haut du premier ordre** a une fonction de transfert de la forme :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{G_0 \frac{j\omega}{\omega_0}}{1 + \frac{j\omega}{\omega_0}},$$

où G_0 est un réel positif et ω_0 une pulsation. Sa fonction de gain est :

$$G(\omega) = \frac{G_0 \frac{\omega}{\omega_0}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}} = \frac{G_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}}.$$

Les comportements limites de la fonction de transfert sont les suivants :

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

- pour $\omega \ll \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{G_0}{\omega_0} \times j\omega$ donc $G(\omega) \simeq \frac{G_0\omega}{\omega_0}$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right) + 20 \log G_0$
et $\varphi(\omega) \simeq \frac{\pi}{2}$, la courbe d’amplitude a une asymptote de pente +20 dB/décade et le filtre est dérivateur ;
- pour $\omega \gg \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq G_0$ donc $G(\omega) \simeq G_0$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log G_0$ et $\varphi(\omega) \simeq 0$, la courbe d’amplitude a une asymptote de pente nulle.

Le diagramme de Bode asymptotique est représenté sur la figure 11.8. Les deux asymptotes de la courbe d’amplitude se coupent en $\omega = \omega_0$.

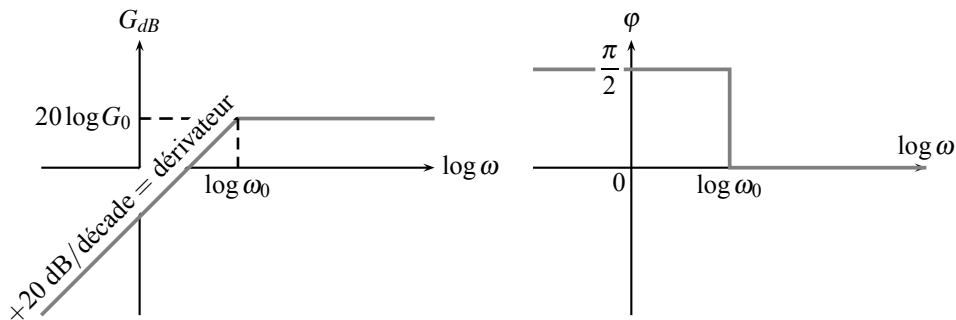


Figure 11.8 – Diagramme de Bode asymptotique d’un filtre passe-haut du premier ordre.

On voit sur le diagramme de Bode asymptotique les grandes lignes de la fonction d’amplitude : pour $\omega > \omega_0$, le gain est proche de G_0 , pour $\omega < \omega_0$ le gain perd 20 dB (autrement dit : il est divisé par 10) chaque fois que ω est divisé par 10. Ce comportement correspond à un **filtre passe-haut**.

Un **filtre passe-haut** est un filtre dont la fonction de gain a les propriétés suivantes :

- $G(0) = 0$;
- $G(\omega)$ tend vers un réel strictement positif G_0 quand ω tend vers l’infini.

Exemple

1. On réalise un filtre passe-haut du premier ordre avec un circuit série RC en prenant le signal de sortie aux bornes du résistor (voir figure). D’après la formule du diviseur de tension :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{s}{\underline{e}} = \frac{R}{R + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{jRC\omega}{1 + jRC\omega},$$

qui est de la forme ci-dessus avec $G_0 = 1$ et $\omega_0 = \frac{1}{RC}$.

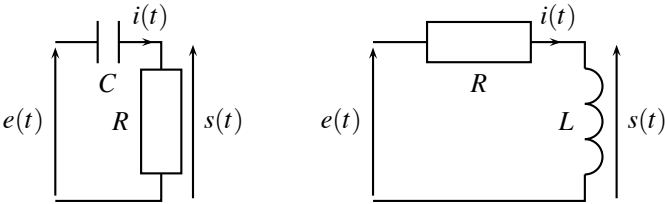


Figure 11.9 – Deux réalisations d'un filtre passe-haut du premier ordre.

2. On peut aussi utiliser un circuit série RL en prenant le signal de sortie aux bornes

de la bobine : $\underline{H}(j\omega) = \frac{jL\omega}{R + jL\omega} = \frac{j\frac{L\omega}{R}}{1 + j\frac{L\omega}{R}}$; dans ce cas $G_0 = 1$ et $\omega_0 = \frac{R}{L}$.

3.4 Filtre passe-haut du deuxième ordre

Un **filtre passe-haut du deuxième ordre** a une de fonction de transfert de la forme :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{-G_0 \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}{1 + 2j\xi \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}} \quad \text{ou} \quad \frac{-G_0 \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}},$$

où G_0 et ξ sont des réels positifs et ω_0 une pulsation. ξ est le **facteur d'amortissement** et Q est le **facteur de qualité** qui sont liés par la relation : $Q = \frac{1}{2\xi}$. Sa fonction de gain est :

$$G(\omega) = \frac{G_0 \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(2\xi \frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}}.$$

Les comportements limites de cette fonction de transfert sont les suivants :

- pour $\omega \ll \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq -\frac{G_0\omega^2}{\omega_0^2}$ donc $G(\omega) \simeq \frac{G_0\omega^2}{\omega_0^2}$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log G_0 + 40 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)$ et $\varphi(\omega) \simeq \pi$, la courbe d'amplitude a une asymptote de pente $+40$ dB/décade ;
- pour $\omega \gg \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq G_0$ donc $G(\omega) \simeq G_0$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log G_0$ et $\varphi(\omega) \simeq 0$, la courbe d'amplitude a une asymptote de pente nulle.

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

Le diagramme de Bode asymptotique est représenté sur la figure 11.10. Les deux asymptotes de la courbe d’amplitude se coupent en $\omega = \omega_0$.

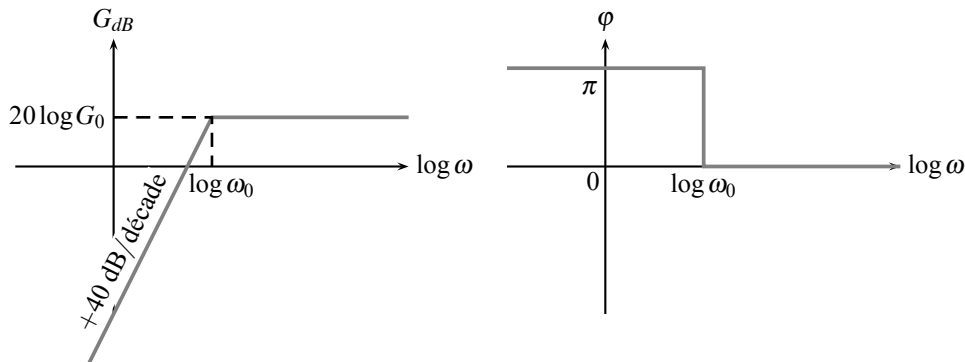


Figure 11.10 – Diagramme de Bode asymptotique d'un filtre passe-haut du deuxième ordre.

Remarque

Comme pour le filtre passe-bas du deuxième ordre ; l’allure exacte de la courbe dépend fortement de la valeur du facteur d’amortissement ξ (ou du facteur de qualité Q qui lui est lié).

3.5 Filtre passe-bande du deuxième ordre

Un **filtre passe-bande du deuxième ordre** a une fonction de transfert de la forme :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{G_0 \frac{j\omega}{Q\omega_0}}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}} = \frac{G_0}{1 + jQ \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)},$$

où G_0 et Q sont des réels positifs et ω_0 une pulsation. Q est appelé **facteur de qualité**. Sa fonction de gain est :

$$G(\omega) = \frac{G_0}{\sqrt{1 + Q^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right)^2}}.$$

Pour $\omega = \omega_0$, $G(\omega_0) = G_0$ qui est la valeur maximale possible du gain car le terme sous la racine carré dans le dénominateur est toujours supérieur ou égal à 1 ; $G_{dB}(\omega_0) = 20 \log G_0$.

Les comportements limites sont les suivants :

- pour $\omega \ll \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{G_0}{Q\omega_0} \times j\omega$, $G(\omega) \simeq \frac{G_0\omega}{Q\omega_0}$, $G_{dB}(\omega) \simeq 20 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right) + 20 \log \left(\frac{G_0}{Q} \right)$

- et $\varphi(\omega) \simeq \frac{\pi}{2}$, la courbe d'amplitude a une pente de +20 dB/décade et le filtre est dérivateur ;
- pour $\omega \gg \omega_0$: $\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{G_0\omega_0}{Qj\omega}$, $G(\omega) \simeq \frac{G_0\omega_0}{Q\omega}$, $G_{dB}(\omega) \simeq -20\log\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right) + 20\log\left(\frac{G_0}{Q}\right)$
et $\varphi(\omega) \simeq -\frac{\pi}{2}$, la courbe d'amplitude a une pente de -20 dB/décade et le filtre est intégrateur.

Le diagramme de Bode asymptotique est représenté sur la figure 11.11. Les deux asymptotes de la courbe d'amplitude se coupent en $\omega = \omega_0$.

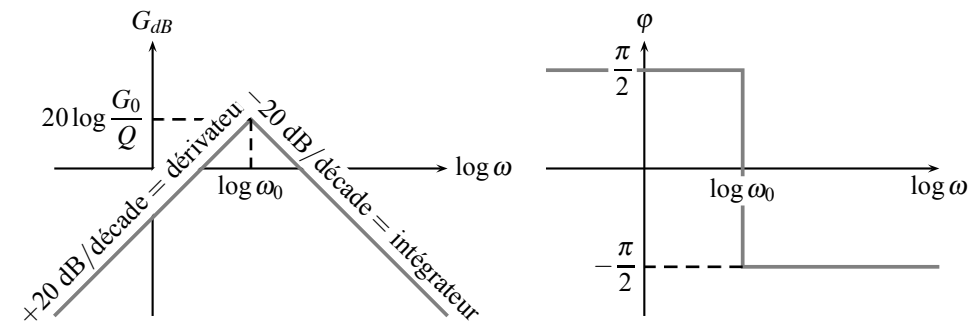


Figure 11.11 – Diagramme de Bode asymptotique d'un filtre passe-bande du deuxième ordre.

Les grandes lignes du comportement du gain apparaissent sur le diagramme asymptotique : le gain est maximum pour la pulsation ω_0 et il décroît lorsqu'on s'éloigne de ω_0 . Pour $\omega > \omega_0$ (resp. $\omega < \omega_0$) le gain perd 20 dB chaque fois que la pulsation ω est multipliée (resp. divisée) par 10. Ce comportement correspond à un **filtre passe-bande**.

Un **filtre passe-bande** est un filtre dont la fonction de gain a les propriétés suivantes :

- $G(0) = 0$;
- $G(\omega)$ tend vers 0 quand ω tend vers l'infini ;
- $G(\omega)$ passe par une valeur maximale non nulle G_0 pour une pulsation ω_0 .

Remarque

L'allure de la courbe d'amplitude réelle dépend fortement de la valeur du facteur de qualité. Des courbes d'amplitude, pour différentes valeurs de Q , sont données à l'annexe 2 de ce chapitre, page 399.

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

Exemple

On réalise un filtre passe-bande du deuxième ordre avec un circuit série RLC en prenant le signal de sortie aux bornes du résistor. Ce circuit a été étudié au chapitre précédent pour la résonance d’intensité. D’après la formule du diviseur de tension :

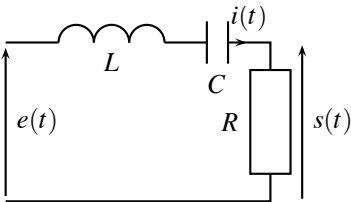


Figure 11.12 – Réalisation d’un filtre passe-bande du deuxième ordre.

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{R}{R + jL\omega + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{1}{1 + j\left(\frac{L\omega}{R} - \frac{1}{jC\omega}\right)}.$$

C’est la fonction de transfert d’un filtre passe-bande du deuxième ordre avec : $G_0 = 1$,
 $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et $Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$.

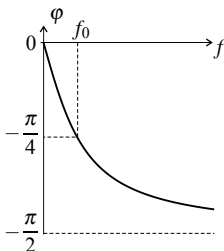
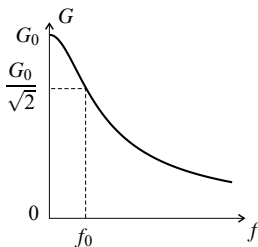
4 Annexe 1 : courbes d’amplitude et de phase des filtres du premier et du deuxième ordre

Cette annexe contient les courbes de gain et de phase en fonction de ω pour différents filtres du premier et du deuxième ordre (ces courbes ne doivent pas être confondues avec les courbes du diagramme de Bode). Diverses informations sont données sur les courbes elles mêmes, et en marge de celles-ci.

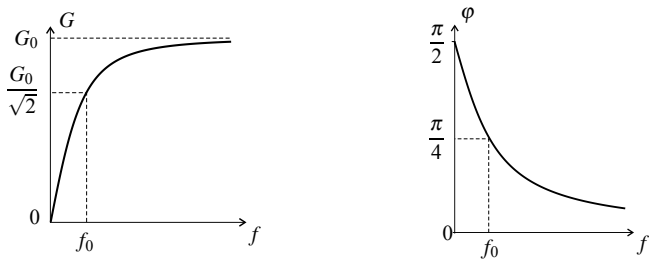
Ces documents servent de référence pour certains exercices et problèmes de ce chapitre.

4.1 Filtres du premier ordre

Filtre passe-bas du premier ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{G_0}{1 + \frac{j\omega}{\omega_0}}$:

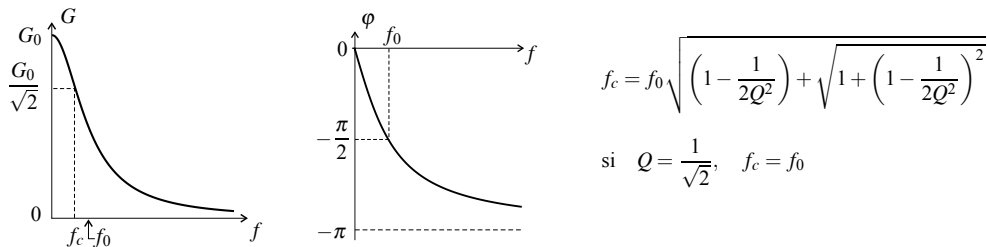


Filtre passe-haut du premier ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{G_0 \frac{j\omega}{\omega_0}}{1 + \frac{j\omega}{\omega_0}}$:

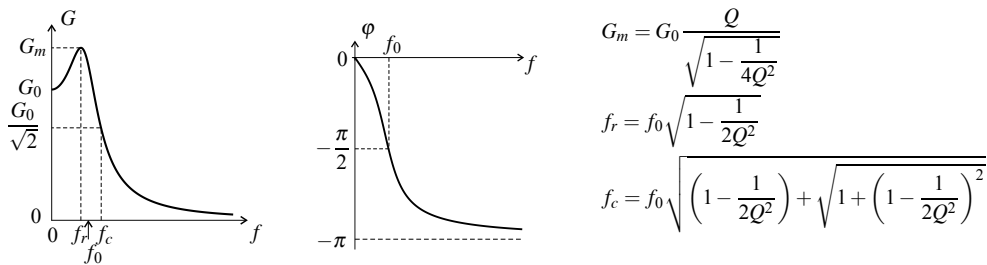


4.2 Filtres du deuxième ordre

Filtre passe-bas du deuxième ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{G_0}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$, $Q \leq \frac{1}{\sqrt{2}}$:

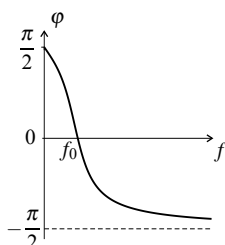
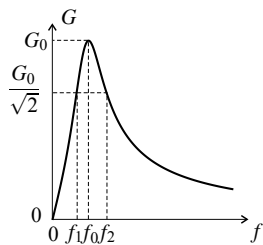


Filtre passe-bas du deuxième ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{G_0}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$, $Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$:



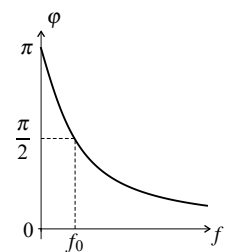
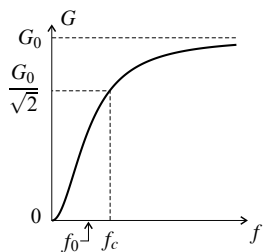
CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D'UN CIRCUIT LINÉAIRE

Filtre passe-bande du deuxième ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{G_0 \frac{j\omega}{Q\omega_0}}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$:



$$\Delta f = f_2 - f_1 = \frac{f_0}{Q}$$
$$f_1 = f_0 \left(-\frac{1}{2Q} + \sqrt{\left(\frac{1}{2Q^2}\right)^2 + 1} \right)$$
$$f_2 = f_0 \left(\frac{1}{2Q} + \sqrt{\left(\frac{1}{2Q^2}\right)^2 + 1} \right)$$

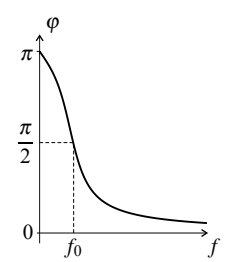
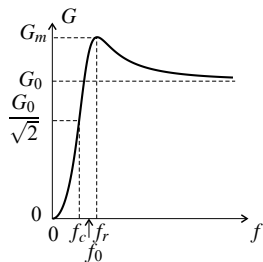
Filtre passe-haut du deuxième ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{-G_0 \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$, $Q \leq \frac{1}{\sqrt{2}}$:



$$f_c = f_0 \left(\sqrt{\left(1 - \frac{1}{2Q^2}\right)} + \sqrt{1 + \left(1 - \frac{1}{2Q^2}\right)^2} \right)^{-1}$$

si $Q = \frac{1}{\sqrt{2}}$, $f_c = f_0$

Filtre passe-haut du deuxième ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{-G_0 \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$, $Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$:



$$G_m = G_0 \frac{Q}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}$$
$$f_r = f_0 \left(\sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}} \right)^{-1}$$
$$f_c = f_0 \left(\sqrt{\left(1 - \frac{1}{2Q^2}\right)} + \sqrt{1 + \left(1 - \frac{1}{2Q^2}\right)^2} \right)^{-1}$$

5 Annexe 2 : diagrammes de Bode des filtres du premier et du deuxième ordre

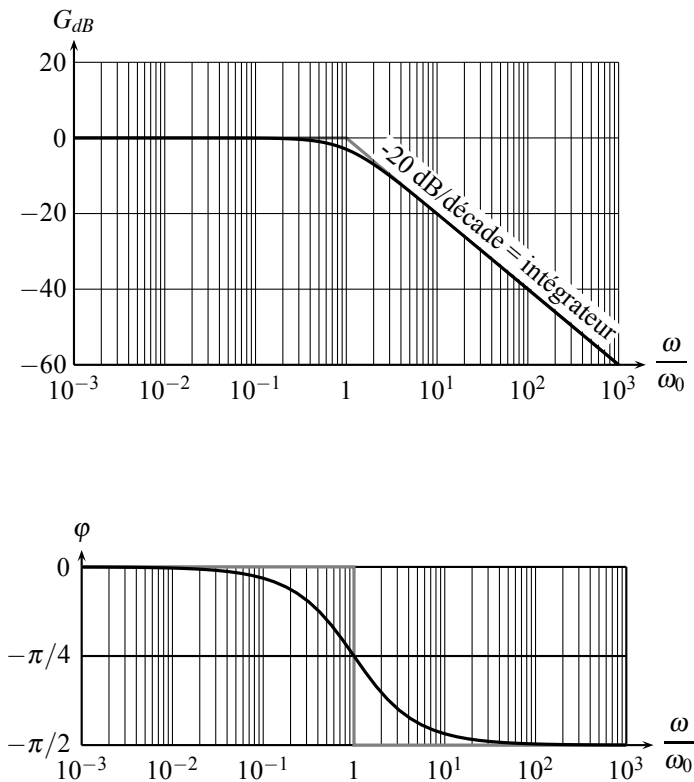
Cette annexe contient les diagrammes de Bode des différents filtres du premier et du deuxième ordre, dans le cas où le gain G_0 est égal à 1. Dans le cas où $G_0 \neq 1$ (avec $G_0 > 0$) la courbe d'amplitude est la même, translatée de $20 \log(G_0)$ vers le haut et la courbe de phase n'est pas modifiée.

Les asymptotes sont représentées en gris.

Ces documents servent de référence pour certains exercices et problèmes de ce chapitre et du chapitre suivant.

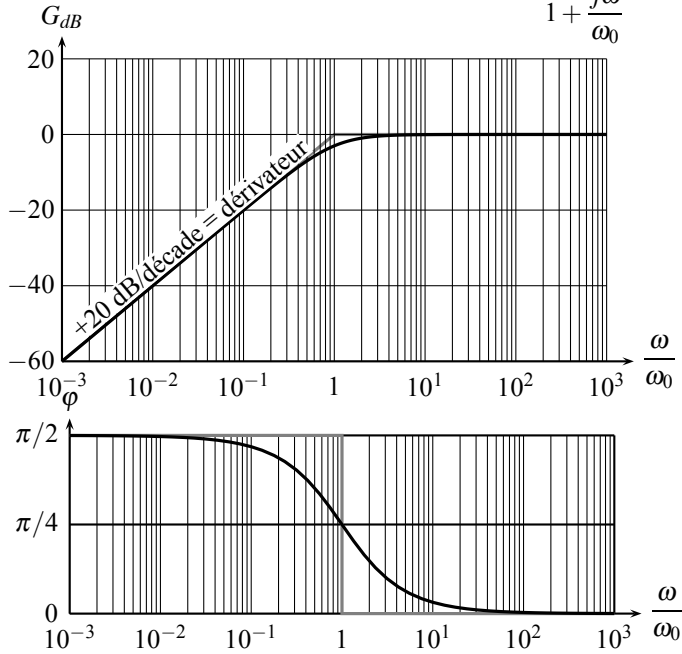
5.1 Filtres du premier ordre

Filtre passe-bas du premier ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{1}{1 + \frac{j\omega}{\omega_0}}$:



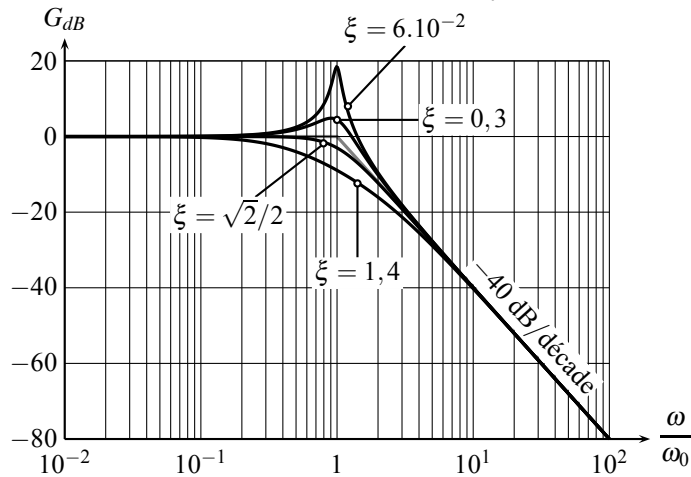
CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

Filtre passe-haut du premier ordre de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{j\omega}{\omega_0} \cdot \frac{1}{1 + \frac{j\omega}{\omega_0}}$:

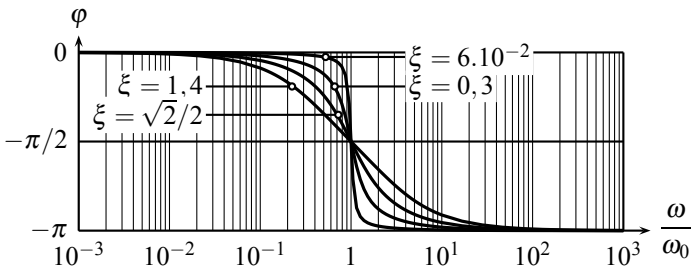


5.2 Filtres du deuxième ordre

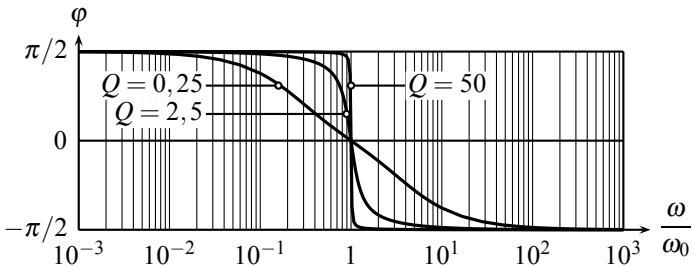
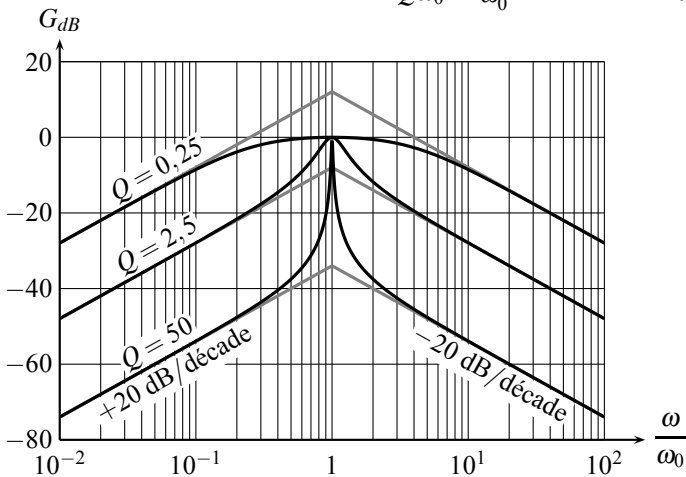
Filtre passe-bas de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{1}{1 + 2\xi \frac{j\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$ ou $\frac{1}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$:



ANNEXE 2 : DIAGRAMMES DE BODE DES FILTRES DU PREMIER ET DU DEUXIÈME ORDRE

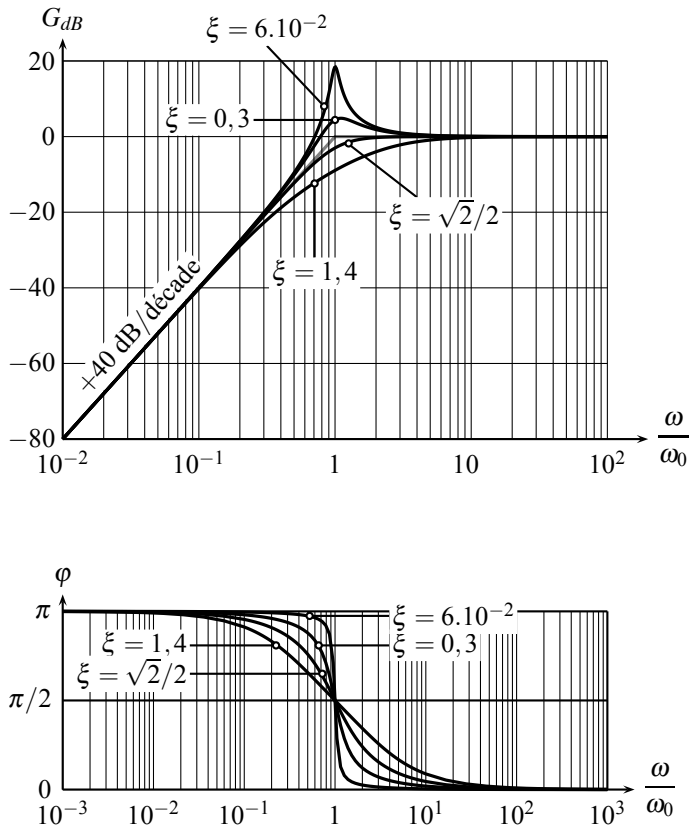


Filtre passe-bande de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{j\omega}{Q\omega_0} \cdot \frac{1}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$ ou $\frac{2\xi j\omega}{\omega_0} \cdot \frac{1}{1 + 2\xi \frac{j\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$:



CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

Filtre passe-haut de fonction de transfert $\underline{H} = \frac{-\frac{\omega^2}{\omega_0^2}}{1 + \frac{j\omega}{Q\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$ ou $\frac{-\frac{\omega^2}{\omega_0^2}}{1 + 2\xi\frac{j\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$:



SYNTHÈSE

SAVOIRS

- définition et utilisation de la fonction de transfert
- définition et utilisation de la fonction de gain
- définition et utilisation de la fonction de phase
- définition du diagramme de Bode

SAVOIR-FAIRE

- utiliser les échelles logarithmiques
- interpréter les zones rectilignes des diagrammes de Bode d'après la fonction de transfert
- expliciter les conditions d'utilisation d'un filtre en dérivateur
- expliciter les conditions d'utilisation d'un filtre en intégrateur
- utiliser un diagramme de Bode pour trouver la réponse d'un filtre à un signal sinusoïdal
- reconnaître un filtre passe-bas du premier ordre
- reconnaître un filtre passe-haut du premier ordre
- reconnaître un filtre passe-bas du deuxième ordre

MOTS-CLÉS

- | | | |
|-------------------------|------------------------|----------------------|
| • fonction de transfert | • fréquence de coupure | • filtre passe-bande |
| • diagramme de Bode | • filtre passe-bas | • dérivateur |
| • bande passante | • filtre passe-haut | • intégrateur |

S’ENTRAÎNER

11.1 Diagramme de Bode asymptotique (★)

1. On considère le circuit ci-contre réalisé avec :

$R_1 = 1,0 \cdot 10^5 \, \Omega$, $R_2 = 1,0 \, \text{k}\Omega$ et $C = 1,0 \, \mu\text{F}$.

a. Montrer que la fonction de transfert de ce filtre se met sous la forme $\underline{H}(j\omega) = \frac{1 + j\omega\tau}{1 + j\omega\tau'}$. Exprimer τ et τ' en fonction de R_1 , R_2 et C et calculer numériquement.

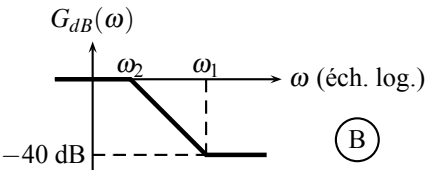
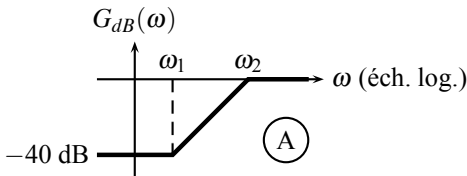
b. Quelles sont les pentes des asymptotes à la courbe de gain du diagramme de Bode ? Le filtre présente-t-il un comportement intégrateur ? dérivateur ?

2. Montrer que la fonction de transfert du filtre représenté ci-contre se met sous la forme :

$$\underline{H}(j\omega) = a \frac{1 + j\omega/\omega_1}{1 + j\omega/\omega_2}.$$

Préciser les expressions de a , ω_1 et ω_2 en fonction de R_1 , R_2 et C .

Lequel des deux diagrammes asymptotiques représentés ci-dessous correspond à ce filtre ? On donne $\omega_1 = 10 \, \text{rad}\cdot\text{s}^{-1}$. Calculer ω_2 .



11.2 Filtre passe-bas d’ordre 2 à fort coefficient d’amortissement (★)

On considère le filtre dont la fonction de transfert est :

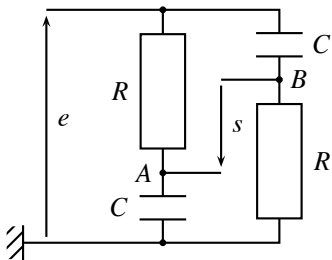
$$\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{\left(1 + j\frac{\omega}{\omega_1}\right) \left(1 + j\frac{\omega}{\omega_2}\right)} \quad \text{où } \omega_1 \text{ et } \omega_2 \text{ sont des constantes.}$$

1. Montrer qu’il s’agit d’un filtre passe-bas du deuxième ordre et donner les expressions du paramètre d’amortissement ξ et de la pulsation propre ω_0 de ce filtre en fonction de ω_1 et ω_2 . Calculer numériquement ξ si $\omega_2 = 100\omega_1$.

2. Déterminer les pentes des asymptotes à la courbe d’amplitude du diagramme de Bode dans le cas où $\omega_2 \gg \omega_1$. Quel comportement remarquable du filtre apparaît ?

11.3 Déphaseur (★)

- 1. En se plaçant en régime sinusoïdal de pulsation ω , exprimer les potentiels v_A et v_B en fonction de e , ω , R et C . En déduire la fonction de transfert de ce montage.
- 2. Calculer le gain et justifier le nom de déphaseur donné à ce montage.
- 3. Déterminer le déphasage entre $s(t)$ et $e(t)$ dans les trois cas suivants : $RC\omega \ll 1$, $RC\omega = 1$ et $RC\omega \gg 1$.



11.4 Réponse d'un filtre à un signal sinusoïdal (★)

On fait passer le signal $e(t) = 5,0 \cos(4,0 \cdot 10^3 \pi t)$ où $e(t)$ est en V et t en s dans un filtre de gain maximum $G_0 = 1$. En utilisant des documents de l'annexe 2 du cours page 397, exprimer le signal de sortie $s(t)$ lorsque ce filtre est :

- 1. un filtre passe-bas du premier ordre de fréquence de coupure $f_0 = 2,0 \cdot 10^3$ Hz ;
- 2. un filtre passe-bas du premier ordre de fréquence de coupure $f_0 = 1,0 \cdot 10^2$ Hz ;
- 3. un filtre passe-bas du deuxième ordre de fréquence de référence $f_0 = 1,0 \cdot 10^2$ Hz et de facteur d'amortissement $\xi = 1,4$;
- 4. un filtre passe-bas du deuxième ordre de fréquence de référence $f_0 = 4,0$ kHz et de facteur d'amortissement $\xi = 1,4$;
- 5. un filtre passe-bas du deuxième ordre de fréquence de référence $f_0 = 4,0$ kHz et de facteur d'amortissement $\xi = \frac{1}{\sqrt{2}}$;
- 6. un filtre passe-bande du deuxième ordre de fréquence de référence $f_0 = 1$ kHz et de facteur de qualité $Q = 2,5$.

APPROFONDIR

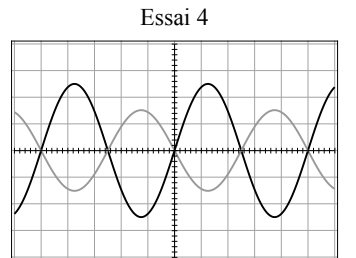
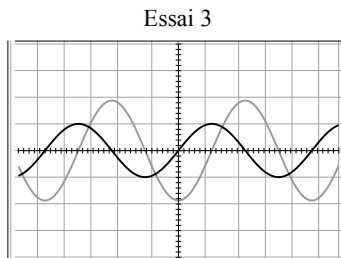
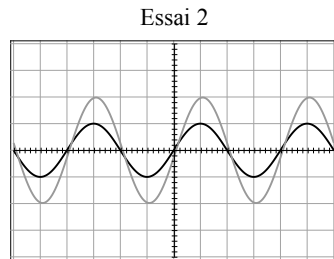
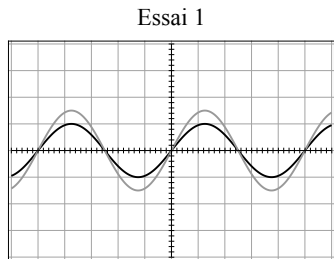
11.5 Filtrage d'un signal (d'après Centrale 2015) (★★)

Quatre essais ont été réalisés en laboratoire, à quatre fréquences différentes, avec un filtre d'ordre 2. Sur les quatre oscillogrammes relevés sur la figure ci-dessous la tension de sortie du filtre est la courbe en gris et la tension d'entrée la courbe en noir. On a pu constater que :

- lors de l'essai 1, l'amplitude de la sortie ne varie quasiment pas si l'on fait varier légèrement la fréquence ;
- lors de l'essai 3 l'amplitude du signal de sortie diminue si l'on fait varier la fréquence dans un sens comme dans l'autre.

En utilisant les documents de l'annexe 1 du cours page 394, déduire de ces quatre essais la nature du filtre testé, ainsi que ses caractéristiques : fréquence propre f_0 , fréquence de coupure f_c , facteur de qualité Q . Expliciter clairement la démarche et commenter les résultats obtenus.

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE



CORRIGÉS

11.1 Diagramme de Bode asymptotique (1)

1. a. On reconnaît un diviseur de tension :

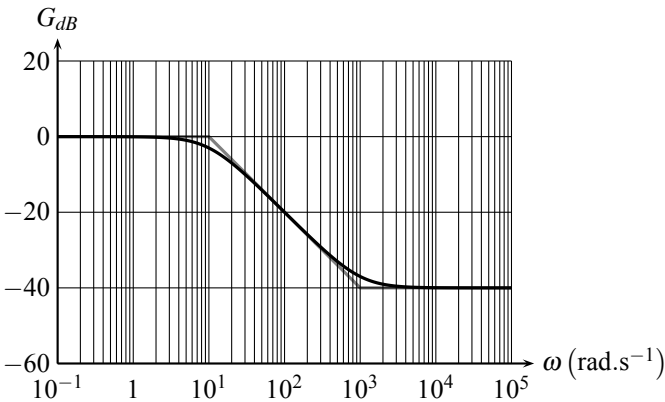
$$\underline{H}(j\omega) = \frac{s}{e} = \frac{\frac{1}{jC\omega} + R_2}{\frac{1}{jC\omega} + R_2 + R_1} = \frac{1 + jR_2C\omega}{1 + j(R_1 + R_2)C\omega} = \frac{1 + j\omega\tau}{1 + j\omega\tau'}$$

où $\tau = R_2C = 1,0 \cdot 10^{-3}$ s et $\tau' = (R_1 + R_2)C = 1,0 \cdot 10^{-1}$ s.

b.

domaine de pulsation	$\omega \ll \frac{1}{\tau'}$	$\frac{1}{\tau'} \ll \omega \ll \frac{1}{\tau}$	$\frac{1}{\tau} \ll \omega$
$1 + j\omega\tau \simeq$	1	1	$j\omega\tau$
$1 + j\omega\tau' \simeq$	1	$j\omega\tau'$	$j\omega\tau'$
$\underline{H}(j\omega) \simeq$	1	$\frac{1}{j\omega\tau'}$	$\frac{\tau}{\tau'}$
$G \simeq$	1	$\frac{1}{\omega\tau}$	$\frac{\tau}{\tau'}$
$G_{dB} \simeq$	0	$-20 \log \omega - 20 \log \tau'$	$20 \log \frac{\tau}{\tau'}$
pente	nulle	-20 dB/décade	nulle

Ce filtre se comporte en intégrateur dans le domaine $\frac{1}{\tau'} \ll \omega \ll \frac{1}{\tau}$. Ces résultats correspondent bien au diagramme de Bode ci-dessous :



2. On reconnaît un diviseur de tension :

$$\underline{H} = \frac{s}{e} = \frac{R_2}{R_2 + \frac{1}{\frac{1}{R_1} + jC\omega}} = \frac{R_2 \left(\frac{1}{R_1} + jC\omega \right)}{R_2 \left(\frac{1}{R_1} + jC\omega \right) + 1} = \frac{R_2}{R_1 + R_2} \frac{1 + jR_1C\omega}{1 + j\frac{R_1R_2}{R_1 + R_2}C\omega}.$$

On trouve bien l'expression attendue avec $a = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$, $\omega_1 = \frac{1}{R_1C}$ et $\omega_2 = \frac{R_1 + R_2}{R_1R_2C}$.

On remarque que $\omega_1 = a\omega_2 < \omega_2$.

Dressons un tableau asymptotique :

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D’UN CIRCUIT LINÉAIRE

	$\omega \ll \omega_1$	$\omega_1 \ll \omega \ll \omega_2$	$\omega \gg \omega_2$
$1 + j\omega/\omega_1 \simeq$	1	$j\omega/\omega_1$	$j\omega/\omega_1$
$1 + j\omega/\omega_2 \simeq$	1	1	$j\omega/\omega_2$
$\underline{H}(j\omega) \simeq$	a	$ja\omega/\omega_1$	$a\omega_2/\omega_1 = 1$
$G_{dB}(\omega)$	$20 \log a$	$20 \log a + 20 \log \left(\frac{\omega}{\omega_1} \right)$	0
pente	nulle	+20 dB/dec	nulle

On reconnaît le diagramme asymptotique (A). Sur ce diagramme la droite passant par les points $(\log \omega_1, -40)$ et $(\log \omega_2, 0)$ a pour pente +20 dB/décade donc :

$$40 = 20 \times (\log \omega_2 - \log \omega_1) \Rightarrow \omega_2 = \omega_1 \times 10^2 = 1,0.10^3 \text{ rad.s}^{-1}.$$

11.2 Filtre passe-bas d’ordre 2 à fort coefficient d’amortissement

1. On développe le dénominateur de la fonction de transfert :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{1 + j \left(\frac{1}{\omega_1} + \frac{1}{\omega_2} \right) \omega - \frac{\omega^2}{\omega_1 \omega_2}}.$$

La fonction de transfert se met sous la forme canonique correspondant à un filtre passe-bas du deuxième ordre, $\frac{1}{1 + 2j\xi \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$ avec :

$$\frac{2\xi}{\omega_0} = \frac{1}{\omega_1} + \frac{1}{\omega_2} \quad \text{et} \quad \frac{1}{\omega_0^2} = \frac{1}{\omega_1 \omega_2} \quad \Leftrightarrow \quad \xi = \frac{\omega_1 + \omega_2}{2\sqrt{\omega_1 \omega_2}} \quad \text{et} \quad \omega_0 = \sqrt{\omega_1 \omega_2}.$$

On peut remarquer que : $\xi \geq 1$. Pour $\omega_2 = 100\omega_1$, $\xi = 5,05$.

2. Dressons un tableau asymptotique :

	$\omega \ll \omega_1$	$\omega_1 \ll \omega \ll \omega_2$	$\omega \gg \omega_2$
$1 + j\omega/\omega_1 \simeq$	1	$j\omega/\omega_1$	$j\omega/\omega_1$
$1 + j\omega/\omega_2 \simeq$	1	1	$j\omega/\omega_2$
$\underline{H}(j\omega) \simeq$	1	$\frac{\omega_1}{j\omega}$	$-\frac{\omega_1 \omega_2}{\omega^2} = -\frac{\omega_0^2}{\omega^2}$
$G_{dB}(\omega)$	0	$-20 \log \left(\frac{\omega}{\omega_1} \right)$	$-40 \log \left(\frac{\omega}{\omega_0} \right)$
pente	nulle	-20 dB/dec	-40 dB/dec

Le filtre est intégrateur dans le domaine $\omega_1 \ll \omega \ll \omega_2$.

11.3 Déphaseur

1. On peut appliquer deux fois la formule du diviseur de tension :

$$v_A - 0 = \frac{\frac{1}{jC\omega}}{\frac{1}{jC\omega} + R} e(t) = \frac{1}{1 + jRC\omega} e \quad \text{et} \quad v_B - 0 = \frac{R}{R + \frac{1}{jC\omega}} e(t) = \frac{jRC\omega}{1 + jRC\omega} e.$$

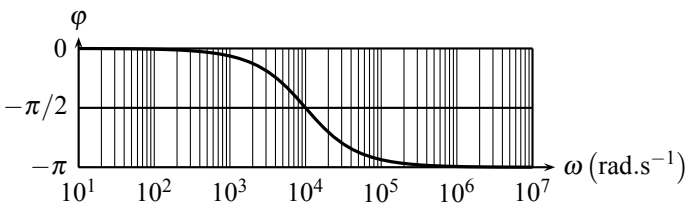
Or : $\underline{s} = \underline{u}_{AB} = v_A - v_B$; il vient donc : $\underline{H}(j\omega) = \frac{\underline{s}}{\underline{e}} = \frac{1}{1 + jRC\omega} - \frac{jRC\omega}{1 + jRC\omega} = \frac{1 - jRC\omega}{1 + jRC\omega}$.

2. $G = |\underline{H}| = \frac{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}}{\sqrt{1 + (RC\omega)^2}} = 1$ soit $G_{dB} = 0$. Ainsi, le signal de sortie a la même amplitude que le signal d'entrée. La seule modification apportée par le circuit est un déphasage d'où le nom de déphaseur.

3. Pour $RC\omega \ll 1$, $\underline{H} \simeq 1$ donc $\varphi(\omega) = \arg(\underline{H}) \simeq 0$; pour $RC\omega = 1$, $\underline{H} = \frac{1 - j}{1 + j}$ donc

$\varphi\left(\frac{1}{RC}\right) = -\frac{\pi}{2}$; pour $RC\omega \gg 1$, $\underline{H} \simeq \frac{-jRC\omega}{jRC\omega} = -1$ donc $\varphi(\omega) \simeq -\pi$.

Ces résultats correspondent bien à la figure ci-dessous qui a été tracée à l'aide d'un logiciel en prenant $RC = 1.10^{-4} \text{ s}$:



11.4 Réponse d'un filtre à un signal sinusoïdal

Le signal d'entrée $e(t)$ est sinusoïdal de pulsation $\omega = 4,0.10^3\pi \text{ rad.s}^{-1}$ donc de fréquence $f = \frac{\omega}{2\pi} = 2,0.10^3 \text{ Hz}$. On applique la formule :

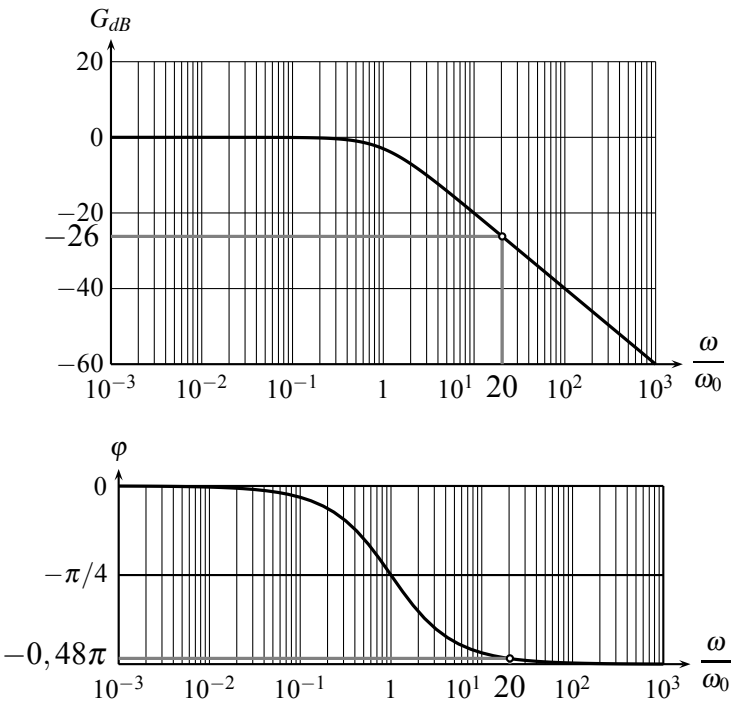
$$s(t) = G(\omega) \times 5 \cos(\omega t + \varphi(\omega))$$

où $G(\omega) = |\underline{H}(j\omega)|$ et $\varphi(\omega) = \arg(\underline{H}(j\omega))$. On doit lire les valeurs de $G(\omega)$ et $\varphi(\omega)$ sur l'un des diagrammes de Bode donnés dans l'annexe 2 ; pour cela il faut connaître la valeur de $\frac{\omega}{\omega_0} = \frac{f}{f_0}$ où f_0 est la fréquence de référence du filtre.

1. $\frac{f}{f_0} = 1$. On sait que : $G_{dB} = -3\text{dB}$ donc $G = 10^{-\frac{3}{20}} = 0,71$; pour la phase, on sait que : $\varphi = -\frac{\pi}{4}$. Donc : $s(t) = 3,5 \cos\left(4,0.10^3\pi t - \frac{\pi}{4}\right)$.

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D'UN CIRCUIT LINÉAIRE

2. $\frac{f}{f_0} = 20$. On lit sur la courbe d'amplitude ci-après : $G_{dB} = -26\text{dB}$ donc $G = 10^{-\frac{26}{20}}$
 $= 5,0 \cdot 10^{-2}$; pour la phase on lit : $\varphi = -0,48\pi$. Donc : $s(t) = 0,25 \cos(4,0 \cdot 10^3 \pi t - 0,48\pi)$.



Remarque

Dans le cas d'un filtre du premier ordre, de fonction de transfert $\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$,
on peut donner une expression générale explicite de la réponse à un signal d'entrée
sinusoïdal $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$. En effet :

$$\underline{s} = \underline{H}e = \frac{e}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}} = \frac{E_0 e^{j\omega t}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}} = \frac{E_0 e^{j\omega t} \left(1 - j\frac{\omega}{\omega_0}\right)}{\left(1 + j\frac{\omega}{\omega_0}\right) \left(1 - j\frac{\omega}{\omega_0}\right)} = \frac{E_0}{1 + \frac{\omega^2}{\omega_0^2}} \left(e^{j\omega t} - j\frac{\omega}{\omega_0} e^{j\omega t}\right),$$

de sorte que : $s(t) = \text{Re}(\underline{s}) = E_0 \frac{\omega_0^2}{\omega^2 + \omega_0^2} \left(\cos(\omega t) + \frac{\omega}{\omega_0} \sin(\omega t)\right)$.

3. $\frac{f}{f_0} = 20$. On lit sur la courbe d'amplitude page 399 : $G_{dB} = -52\text{dB}$ donc $G = 10^{-\frac{52}{20}}$ soit

$G = 2,5 \cdot 10^{-3}$; sur la courbe de phase page 399 on lit $\varphi = -0,95\pi$. Donc :

$$s(t) = 1,3 \cdot 10^{-2} \cos(4,0 \cdot 10^3 \pi t - 0,95\pi).$$

En comparant avec la question précédente on remarque que ce signal situé en dehors de la bande passante est plus atténué par le filtre du deuxième ordre que par le filtre du premier ordre.

4. $\frac{f}{f_0} = 0,5$. On lit sur la courbe d'amplitude page 399 : $G_{dB} = -3,9\text{dB}$ donc $G = 10^{-\frac{3,9}{20}}$ soit $G = 0,64$; pour la phase on lit $\varphi = -0,35\pi$. Donc : $s(t) = 3,2 \cos(4,0 \cdot 10^3 \pi t - 0,35\pi)$.

5. $\frac{f}{f_0} = 0,5$. On lit sur la courbe d'amplitude page 399 : $G_{dB} \simeq 0\text{dB}$ donc $G \simeq 1$; pour la phase on lit $\varphi = -0,25\pi$. Donc : $s(t) = 5 \cos(4,0 \cdot 10^3 \pi t - 0,25\pi)$.

Le signal est dans la bande passante de ce filtre et transmis sans changement d'amplitude, avec uniquement un déphasage. Ce n'est pas le cas à la question précédente, même si le rapport $\frac{f}{f_0}$ est le même : la bande passante dépend du facteur d'amortissement.

6. $\frac{f}{f_0} = 2,0$. On lit sur la courbe d'amplitude page 400 : $G_{dB} = -11\text{dB}$ donc $G = 10^{-\frac{11}{20}}$ soit $G = 0,28$; pour la phase on lit $\varphi = -0,41\pi$. Donc : $s(t) = 1,4 \cos(4,0 \cdot 10^3 \pi t - 0,41\pi)$.

11.5 Filtrage d'un signal

On peut commencer par déterminer la fréquence des signaux, le gain du filtre et le déphasage qu'il introduit pour chacun des essais :

- la fréquence est : $f = \frac{1}{\text{période en division} \times \text{durée/division}}$;
- le gain est : $G = \frac{S_0}{E_0} = \frac{\text{amplitude de CH2 en carreaux} \times \text{calibre de CH2}}{\text{amplitude de CH1 en carreaux} \times \text{calibre de CH1}}$;
- le déphasage est : $\varphi = \pm 2\pi \times \frac{\text{décalage entre les deux courbes en divisions}}{\text{période en divisions}}$.

Les résultats sont consignés dans le tableau suivant :

Essai n°	Période (div)×tps/div	Décalage (div)	E_0 (car)×cal.	S_0 (car)×cal.	f	G	φ (rad)
1	$5 \times 2 \text{ ms}$	0	$1 \times 1 \text{ V}$	$1,5 \times 1 \text{ V}$	0,10 kHz	1,5	0
2	$4 \times 50 \mu\text{s}$	$\lesssim 0$	$1 \times 1 \text{ V}$	$2 \times 1 \text{ V}$	5,0 kHz	2	$\lesssim 0$
3	$5 \times 20 \mu\text{s}$	1,2	$1 \times 0,5 \text{ V}$	$1,8 \times 2 \text{ V}$	10 kHz	7,2	$-1,5$
4	$5 \times 2 \mu\text{s}$	2,5	$2,5 \times 2 \text{ V}$	$1,5 \times 50 \text{ mV}$	0,10 MHz	0,015	$-\pi$

Quel est le type du filtre ? Les hautes fréquences ne passant pas (on constate un fort affaiblissement du signal à 0,10 MHz), on peut penser soit à un filtre passe-bas, soit à un filtre passe-bande. Le fait que le déphasage en haute fréquence soit proche de $-\pi$ correspond uniquement au filtre passe-bas du deuxième ordre d'après l'annexe 1 page 395.

CHAPITRE 11 – ANALYSE FRÉQUENTIELLE D'UN CIRCUIT LINÉAIRE

D'autre part, le filtre présente une résonance : le gain augmente, puis diminue en fonction de la fréquence et il est maximum pour la fréquence de l'essai 3. D'après l'annexe 1 page 395 cela veut dire que le facteur de qualité vérifie $Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$. Dans ce cas la fréquence de résonance

$f_r = f_0 \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}}$ est inférieure à f_0 donc le déphasage à la résonance est supérieur à $-\frac{\pi}{2}$ d'après la courbe de phase. C'est bien ce qu'on observe dans l'essai 3 pour lequel le gain est maximum et le déphasage égal à $-1,5$ rad. On a donc : $f_r = 10$ kHz.

Lors de l'essai 1 on observe que le gain varie peu avec la fréquence ; c'est le cas si $f \ll f_0$ et on a bien $f_{\text{essai 1}} \ll f_r \sim f_0$. Dans ce cas $G \simeq G_0$ d'après la courbe de gain ; on en déduit que : $G_0 = G_{\text{essai 1}} \simeq 1,5$.

Le gain maximal est : $G_m = G_{\text{essai 3}} = 7,2 = G_0 \frac{Q}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}$, d'après une formule donnée

page 395. On en déduit : $\frac{1}{Q} \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} = \frac{1,5}{7,2}$ soit, en posant $x = \frac{1}{Q^2}$: $x \left(1 - \frac{x}{4}\right) = \left(\frac{1,5}{7,2}\right)^2$, équation du second degré qui admet pour solutions : $x = 4,4 \cdot 10^{-2}$ et $x = 4,0$. Donc $Q = 4,8$ ou $Q = 0,50$. Mais on sait que $Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$, la seule valeur possible est donc : $Q = 4,8$.

Enfin, d'après les formules des fréquences données en annexe :

- la fréquence propre du filtre est :

$$f_0 = \frac{f_r}{\sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}}} = \frac{f_r}{\sqrt{1 - \frac{x}{2}}} = \frac{10 \cdot 10^3}{\sqrt{1 - 2,2 \cdot 10^{-2}}} \simeq 10 \text{ kHz};$$

- la fréquence de coupure à -3dB du filtre est :

$$f_c = f_0 \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2} + \sqrt{\left(1 - \frac{1}{2Q^2}\right)^2 + 1}} \simeq 15 \text{ kHz}.$$

Filtrage d'un signal

12

Dans ce chapitre le signal d'entrée n'est pas sinusoïdal, mais somme de signaux sinusoïdaux de pulsations différentes. Pour trouver le signal de sortie on s'appuie sur la linéarité du montage et on exploite la fonction de transfert.

1 Signaux non sinusoïdaux

1.1 Superposition de signaux sinusoïdaux en nombre fini

Conformément au programme, le signal d'entrée considéré dans ce chapitre est superposition d'un nombre fini de signaux sinusoïdaux. Il s'écrit :

$$e(t) = E_0 + \sum_{i=1}^n E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i}),$$

où n est un entier ≥ 2 , $\omega_1, \omega_2, \dots, \omega_n$ sont des pulsations différentes deux à deux, $E_0, E_1, \dots, E_n$ des constantes en volt, $\varphi_{e,1}, \varphi_{e,2}, \dots, \varphi_{e,n}$ des constantes sans dimension.

Ce signal d'entrée n'est pas *a priori* périodique. Il est périodique si et seulement si les pulsations ω_i sont toutes des multiples entiers d'une pulsation fondamentale ω_e . Il se met dans ce cas sous la forme :

$$e(t) = E_0 + \sum_{k=1}^N A_{e,k} \cos(k\omega_e t + \psi_{e,k}), \tag{12.1}$$

où N est un entier ; $A_{e,1}, \dots, A_{e,N}$ des constantes en volt, $\psi_{e,1}, \dots, \psi_{e,N}$ des constantes. La période du signal est alors : $T = \frac{2\pi}{\omega_e}$. On reconnaît dans cette expression le développement de Fourier d'un signal périodique qui a été introduit au chapitre 2.

1.2 Exemples

a) Premier exemple

On considère la somme d'un signal constant E_0 et d'un signal sinusoïdal d'amplitude E_1 et pulsation ω :

$$e_1(t) = E_0 + E_1 \cos(\omega_1 t).$$

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL

Ce signal s’obtient avec un GBF en activant la touche « offset » pour obtenir la composante continue E_0 . Il est périodique de période $T_1 = \frac{2\pi}{\omega_1}$. $e_1(t)$ est représenté sur la figure 12.1.

b) Deuxième exemple

On considère la somme de deux signaux sinusoïdaux d’amplitudes E_1 et E_2 et de pulsations respectives ω_1 et ω_2 différentes :

$$e_2(t) = E_1 \cos(\omega_1 t) + E_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_2).$$

$e_2(t)$ signal est représenté sur la figure 12.11.

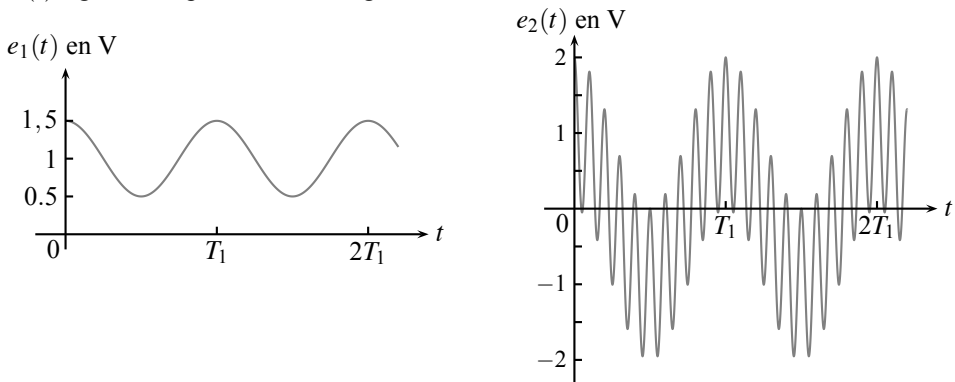


Figure 12.1 – Signal $e_1(t)$ avec $E_0 = 1 \text{ V}$, $E_1 = 0,5 \text{ V}$.

Figure 12.2 – Signal $e_2(t)$ avec $\omega_2 = 10\omega_1$, $E_1 = E_2 = 1,0 \text{ V}$ et $\varphi_2 = 0$; $T_1 = \frac{2\pi}{\omega_1}$.

2 Valeur moyenne, Valeur efficace

2.1 Valeur moyenne

La **valeur moyenne** d’un signal ou **composante continue** a été introduite au chapitre 2 dans le cadre de l’analyse spectrale. On rappelle ici, sa définition :

La **valeur moyenne** d’un signal $v(t)$ périodique de période T est :

$$\langle v(t) \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T v(t) dt.$$

La valeur moyenne du signal périodique $e(t)$ défini par l’équation (12.1) est :

$$\langle e(t) \rangle = \frac{1}{T_e} \int_0^{T_e} e(t) dt = E_0,$$

car pour tout $k \neq 0$:

$$\int_0^{T_e} \cos(k\omega_e t + \psi_{e,k}) = \left[\frac{1}{k\omega_e} \sin(k\omega_e t + \psi_{e,k}) \right]_0^{T_e} = \frac{1}{k\omega_e} (\sin(2k\pi + \psi_{e,k}) - \sin(\psi_{e,k})) = 0.$$

2.2 Valeur efficace

a) Définition

La **valeur efficace** V_{eff} d'un signal $v(t)$ périodique de période T est :

$$V_{eff} = \sqrt{\langle v^2(t) \rangle} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T v^2(t) dt}.$$

b) Signification physique de la valeur efficace

Soit un circuit composé d'un générateur de force électromotrice $v(t)$ branché aux bornes d'un résistor de résistance R . L'intensité $i(t)$ du courant qui circule est donnée par la loi d'Ohm :

$$i(t) = \frac{v(t)}{R}.$$

Que vaut la puissance $\langle \mathcal{P}_{Joule}(t) \rangle$ dissipée en moyenne dans la résistance ?

- On suppose d'abord que $v(t)$ est une tension continue : $v(t) = E_0$. L'intensité du courant est elle aussi continue : $i(t) = \frac{E_0}{R} = I$; la puissance instantanée vaut dans ce cas :

$$\mathcal{P}_{Joule}(t) = E_0 I = \frac{E_0^2}{R} \quad \text{donc} \quad \langle \mathcal{P}_{Joule}(t) \rangle = \frac{E_0^2}{R}.$$

- On suppose maintenant que $v(t)$ est une tension périodique. Dans ce cas la puissance instantanée dégagée dans la résistance est :

$$\mathcal{P}_{Joule}(t) = v(t) i(t) = \frac{v(t)^2}{R},$$

et la puissance moyenne est :

$$\langle \mathcal{P}_{Joule}(t) \rangle = \frac{\langle v(t)^2 \rangle}{R} = \frac{V_{eff}^2}{R}.$$

Les deux puissances moyennes sont égales si : $V_{eff} = E_0$.

c) Valeur efficace d'un signal sinusoïdal

Dans le cas d'un signal sinusoïdal $v(t) = V_0 \cos(\omega t + \varphi)$:

$$V_{eff}^2 = \langle V_0^2 \cos^2(\omega t + \varphi) \rangle = V_0^2 \langle \cos^2(\omega t + \varphi) \rangle = V_0^2 \times \frac{1}{2},$$

car $\langle \cos^2(\omega t + \varphi) \rangle = \frac{1}{2}$ (ce résultat est prouvé dans l'appendice mathématique, page 1065).
Ainsi :

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D'UN SIGNAL

La valeur efficace du signal sinusoïdal $v(t) = V_0 \cos(\omega t + \varphi)$ est :

$$V_{eff} = \frac{V_0}{\sqrt{2}}.$$

Remarque

Un signal sinusoïdal de valeur efficace V_{eff} s'écrit donc : $v(t) = V_{eff} \sqrt{2} \cos(\omega t + \varphi)$.

Comme on l'a vu dans le chapitre *Circuits électriques dans l'ARQS*, un multimètre numérique en position « courant alternatif » affiche la valeur efficace de la tension (position voltmètre) ou de l'intensité (position ampèremètre). Sur un oscilloscope numérique on peut demander l'affichage de la valeur efficace appelée **RMS**, acronyme anglais de *root mean square*.

d) Valeur efficace d'un signal non sinusoïdal

Calculons par exemple la valeur efficace du signal $e_1(t)$ défini plus haut :

$$\begin{aligned} \langle e_1^2(t) \rangle &= \langle (E_0 + E_1 \cos(\omega_1 t))^2 \rangle = \langle E_0^2 + 2E_0 E_1 \cos(\omega_1 t) + E_1^2 \cos^2(\omega_1 t) \rangle \\ &= E_0^2 + 2E_0 E_1 \times 0 + E_1^2 \times \frac{1}{2}, \end{aligned}$$

car $\langle \cos(\omega_1 t) \rangle = 0$ et $\langle \cos^2(\omega_2 t) \rangle = \frac{1}{2}$ (voir appendice mathématique page 1065). Ainsi :

$$E_{1,eff} = \sqrt{E_0^2 + \frac{1}{2}E_1^2}.$$

Remarque

Dans le cas du signal sinusoïdal on a une relation remarquable entre l'amplitude crête-à-crête et la valeur efficace : $V_{CC} = 2V_0$ et $V_{eff} = \frac{V_0}{\sqrt{2}}$ donc : $V_{CC} = \sqrt{2}V_{eff}$.

Dans le cas du signal non sinusoïdal $e_1(t)$, $E_{1,CC} = 2E_1$ et $E_{1,eff} = \sqrt{E_0^2 + \frac{1}{2}E_1^2}$ donc il n'y a pas de relation entre ces deux grandeurs.

3 Réponse d'un filtre à un signal périodique non sinusoïdal

3.1 Expression du signal de sortie

Soit un filtre dont on connaît la fonction de transfert harmonique $\underline{H}(j\omega) = G(\omega) \exp(i\varphi(\omega))$ par son expression analytique ou bien par sa représentation appelée diagramme de Bode (courbe de gain et courbe de phase).

On cherche la réponse du filtre au signal d'entrée $e(t)$ non sinusoïdal :

$$e(t) = E_0 + \sum_{i=1}^n E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i}).$$

Pour la déterminer, on utilise la **linéarité** du filtre : la réponse du filtre à une somme de signaux est la somme des réponses à ces différents signaux.

On a vu au chapitre précédent comment calculer la réponse à un signal sinusoïdal de pulsation ω . En appliquant ce résultat on sait que la réponse du filtre au signal $E_i \cos(\omega_i t + \varphi(e_i))$ est le signal :

$$G(\omega_i)E_i \cos(\omega_i t + \varphi(e_i) + \varphi(\omega_i)).$$

La méthode s’étend au cas d’un signal constant qui est un signal sinusoïdal de pulsation nulle. Ainsi le signal de sortie correspondant au signal E_0 est :

$$G(0)E_0 \cos(0 \times t + \varphi(0)) = \pm G(0)E_0,$$

car $\varphi(0) = 0$ ou π . Ce signal peut s’écrire : $\underline{H}(0)E_0$.

Ceci est rassemblé dans le tableau ci-dessous :

entrée du filtre	sortie du filtre
E_0	$\underline{H}(0)E_0$
$E_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_{e,1})$	$G(\omega_1)E_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_{e,1} + \varphi(\omega_1))$
$E_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_{e,2})$	$G(\omega_2)E_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_{e,2} + \varphi(\omega_2))$
...	...
$E_n \cos(\omega_n t + \varphi_{e,n})$	$G(\omega_n)E_n \cos(\omega_n t + \varphi_{e,n} + \varphi(\omega_n))$
$e(t)$	$s(t)$

Et par superposition linéaire des signaux de sortie :

$$s(t) = \underline{H}(0)E_0 + \sum_{i=1}^n G(\omega_i)E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i} + \varphi(\omega_i)).$$

Un filtre de fonction de transfert $\underline{H}(j\omega) = G(\omega) \exp(j\varphi(\omega))$ transforme le signal d’entrée :

$$e(t) = E_0 + \sum_{i=1}^n E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i})$$

en le signal de sortie :

$$s(t) = S_0 + \sum_{i=1}^n S_i \cos(\omega_i t + \varphi_{s,i}),$$

avec :

$$S_0 = \underline{H}(0)E_0,$$

$$\forall i, \quad S_i = G(\omega_i)E_i \quad \text{et} \quad \varphi_{s,i} = \varphi_{e,i} + \varphi(\omega_i).$$

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL

3.2 Principe du filtrage

Dans la formule précédente les amplitudes des différentes composantes sinusoïdales du signal d’entrée sont multipliées par des facteurs de gain $G(\omega_i)$ différents. Ainsi, leurs poids relatifs ne sont pas les mêmes dans le signal d’entrée et le signal de sortie.

Si une pulsation ω_i est telle que $G(\omega_i) \ll 1$, la composante sinusoïdale correspondante est quasiment éliminée du signal de sortie. Le filtre permet donc d’éliminer certaines composantes sinusoïdales du signal.

3.3 Bande passante à -3dB

La **bande passante** d’un filtre est l’intervalle de pulsation dans lequel le gain du filtre est supérieur à une valeur minimale. Cette valeur est souvent fixée par convention à $\frac{G_0}{\sqrt{2}}$, où G_0 est le gain qui a été défini pour les filtres passe-bas, passe-haut ou passe-bande dans le chapitre précédent. L’intervalle complémentaire de la bande passante est appelé **bande atténuée**.

Il est recommandé de retenir les définitions suivantes :

La **bande passante à -3 dB** est l’intervalle des pulsations telles que :

$$G(\omega) \geq \frac{G_0}{\sqrt{2}} \Leftrightarrow G_{dB}(\omega) \geq G_{0,dB} - 3.$$

On appelle **pulsation de coupure à -3 dB** une pulsation ω_c telle que :

$$G(\omega_c) = \frac{G_0}{\sqrt{2}} \Leftrightarrow G_{dB}(\omega_c) = G_{0,dB} - 3.$$

Exemple

- Dans le cas d’un filtre passe-bas du premier ordre dont la fonction de gain du filtre est $G(\omega) = \frac{G_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}}$, la pulsation ω est dans la bande passante à -3 dB si et

$$\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

seulement si :

$$\frac{G_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}} \geq \frac{G_0}{\sqrt{2}} \Leftrightarrow 1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 \leq 2 \Leftrightarrow \omega \leq \omega_0.$$

La bande passante à -3 dB est donc l’intervalle $[0, \omega_0]$; la pulsation de coupure à -3 dB est $\omega_c = \omega_0$.

- Dans le cas d’un filtre passe-haut du premier ordre de gain $G(\omega) = \frac{G_0}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}}$

le calcul est le même, en remplaçant $\frac{\omega}{\omega_0}$ par $\frac{\omega_0}{\omega}$. La bande passante à -3 dB est l’intervalle $[\omega_0, \infty[$ et la pulsation de coupure est $\omega_c = \omega_0$

Un signal dont la pulsation est dans la bande passante est favorisé par rapport à un signal situé dans la bande atténuée. Ainsi, un filtre passe-bas privilégie un signal de basse fréquence par rapport à un signal de haute fréquence si la fréquence de coupure $f_c = \frac{\omega_c}{2\pi}$ se situe entre les fréquences des deux signaux. Avec un filtre passe-haut c'est le signal de plus haute fréquence qui est privilégié.

4 Exemples de filtrage

4.1 Filtrage par un filtre passe-bas

Dans ce paragraphe on considère deux filtres :

- un filtre passe-bas du premier ordre de fonction de transfert : $\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$;
- un filtre passe-bas du deuxième ordre de fonction de transfert : $\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{1 + j\sqrt{2}\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$.

a) Filtrage du signal $e_1(t)$ par un filtre passe-bas

Les figures ci-dessous montrent les réponses de ces deux filtres au signal $e_1(t)$ défini page 411, dans le cas où $\omega_1 = 10\omega_0$. L'allure du signal $e_1(t)$ est rappelée en pointillé.

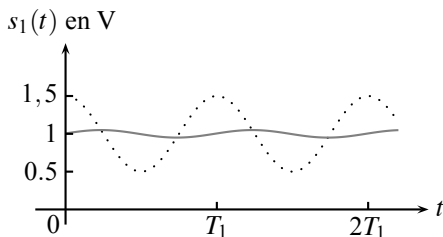


Figure 12.3 – Signal $e_1(t)$ filtré par le filtre passe-bas du premier ordre avec $\omega_1 = 10\omega_0$.

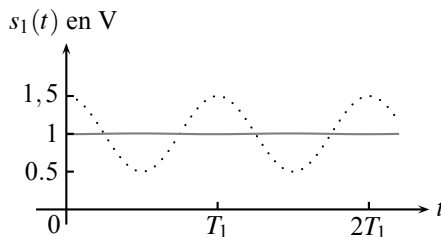


Figure 12.4 – Signal $e_1(t)$ filtré par le filtre passe-bas du deuxième ordre avec $\omega_1 = 10\omega_0$.

Dans les deux cas le signal de sortie oscille autour de $E_0 = 1$ V, ce qui est tout à fait normal puisque, pour les deux filtres : $\underline{H}(0) = 1$. La composante continue du signal de sortie est donc : $S_0 = 1 \times E_0$.

D'autre part, l'amplitude d'oscillation du signal de sortie est plus faible que celle du signal d'entrée, ce qui est normal car :

- pour le filtre du premier ordre : $G(\omega_1) = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_1}{\omega_0}\right)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + 10^2}} \simeq 0,1$ et l'amplitude

de la composante sinusoïdale du signal de sortie est : $S_1 = G(\omega_1)E_1 \simeq 0,1E_1$;

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL

- pour le filtre du deuxième ordre : $G(\omega_1) = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_1}{\omega_0}\right)^4}} = \frac{1}{\sqrt{1 + 10^4}} \simeq 0,01$ et l’ampli-

tude de la composante sinusoïdale du signal de sortie est : $S_1 = G(\omega_1)E_1 \simeq 0,01E_1$.

Avec le filtre du deuxième ordre, $s_1(t)$ est peu différent d’un signal continu égal à E_0 , valeur moyenne du signal d’entrée. On dit que ce filtre fonctionne en **moyenneur**. Ce résultat se généralise :

Un filtre passe-bas fonctionne en **moyenneur** pour un signal $e(t)$ contenant des signaux sinusoïdaux de pulsations ω_i si :

- le gain du filtre en courant continu est : $\underline{H}(0) = 1$;
- la pulsation caractéristique ω_0 de ce filtre est telle que :

$$\forall i, \quad \omega_i \gg \omega_0.$$

Dans ce cas le signal de sortie est :

$$s(t) \simeq \langle e(t) \rangle.$$

Remarque

On peut fixer une condition pour la validité de l’approximation $s(t) \simeq \langle e(t) \rangle$, par exemple que l’amplitude crête-à-crête du signal $s(t)$ soit inférieure ou égale à 1% de la valeur de $\langle e(t) \rangle$. Il en résulte une condition plus précise sur la valeur de ω_0 .

b) Filtrage du signal $e_2(t)$ par un filtre passe-bas

La figure ci-dessous montre la réponse des deux filtres passe-bas au signal $e_2(t)$ défini page 412 dans le cas où $\omega_1 = \frac{1}{3}\omega_0$ (donc $\omega_2 = \frac{10}{3}\omega_0$). L’allure du signal $e_2(t)$ est rappelée en pointillé.

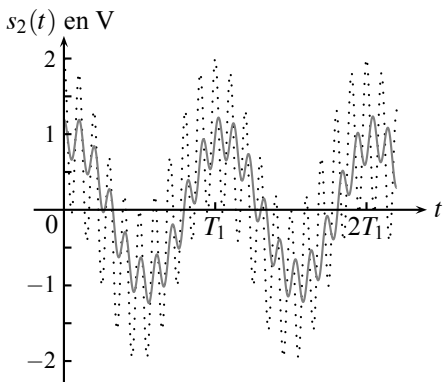


Figure 12.5 – Signal $e_2(t)$ filtré par le filtre passe-bas du premier ordre avec $\omega_1 = \frac{\omega_0}{3}$.

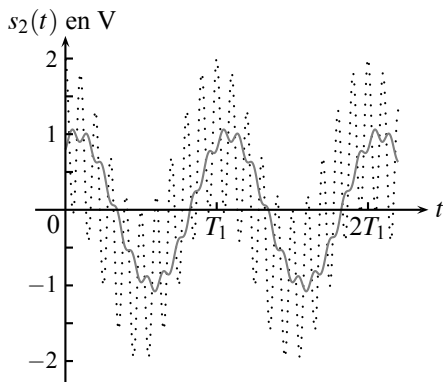


Figure 12.6 – Signal $e_2(t)$ filtré par le filtre passe-bas du deuxième ordre avec $\omega_1 = \frac{\omega_0}{3}$.

On observe que les filtres passe-bas favorisent la composante de plus basse pulsation. Avec le filtre du deuxième ordre on arrive presque à isoler cette composante, de pulsation ω_1 . Le faible écart entre les pulsations ω_1 et ω_2 (nécessaire pour avoir une figure lisible) ne permet pas d’obtenir un meilleur résultat. On constate cependant qu’un filtre passe-bas permet d’isoler la composante de plus basse pulsation d’un signal.

4.2 Filtrage par un filtre passe-haut

Dans ce paragraphe on considère deux filtres :

- un filtre passe-haut du premier ordre de fonction de transfert : $\underline{H}(j\omega) = \frac{j\frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$;
- un filtre passe-haut du deuxième ordre de fonction de transfert :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{-\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 + j\sqrt{2}\frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}.$$

a) Filtrage du signal $e_1(t)$ par un filtre passe-haut

La figure ci-dessous montre la réponse du filtre passe-haut du premier ordre au signal $e_1(t)$ défini page 411, dans le cas où $\omega_1 = \frac{1}{10}\omega_0$. L’allure du signal $e_1(t)$ est rappelée en pointillé.

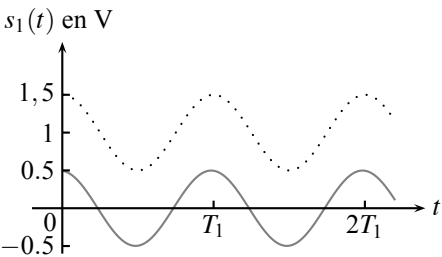


Figure 12.7 – Signal $e_1(t)$ filtré par le filtre passe-haut du premier ordre avec $\omega_1 = 10\omega_0$.

Le signal de sortie $s_1(t)$ oscille autour de zéro, ce qui est parfaitement normal : $\underline{H}(0) = 0$ donc $S_0 = \underline{H}(0) \times E_0 = 0$.

L’amplitude d’oscillation de $s_1(t)$ est pratiquement égale à celle du signal d’entrée parce que :

$$S_1 = G(\omega_1)E_1 \quad \text{avec} \quad G(\omega_1) = \frac{\frac{\omega_1}{\omega_0}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_1}{\omega_0}\right)^2}} = \frac{10}{\sqrt{1 + 10^2}} = 1,0.$$

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL

Par ailleurs, le déphasage introduit par le filtre pour cette pulsation est :

$$\varphi(\omega_1) = \arg \left(\frac{j \frac{\omega_1}{\omega_0}}{1 + j \frac{\omega_1}{\omega_0}} \right) = \arg \left(\frac{10j}{1 + 10j} \right) = 0,10 \text{ rad} = 5,7^\circ.$$

Ainsi :

$$s_1(t) = 1,0 \times E_1 \cos(\omega_1 t + 0,1).$$

Le signal de sortie est quasiment égal à la partie variable du signal d’entrée, avec une légère avance dans le temps. Le rôle du filtre passe-haut est ici de supprimer la composante continue du signal.

Exemple

Quand on utilise un oscilloscope en mode AC, le signal affiché est filtré par un filtre passe-haut.

b) Filtrage du signal $e_2(t)$ par un filtre passe-haut

La figure ci-dessous montre la réponse des deux filtres passe-haut au signal $e_2(t)$ défini page 412, dans le cas où $\omega_1 = \frac{1}{3}\omega_0$ (donc $\omega_2 = \frac{10}{3}\omega_0$). L’allure du signal $e_2(t)$ est rappelée en pointillé.

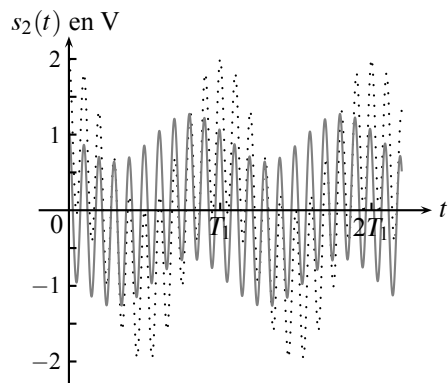


Figure 12.8 – Signal $e_2(t)$ filtré par le filtre passe-haut du premier ordre avec $\omega_1 = \frac{\omega_0}{3}$.

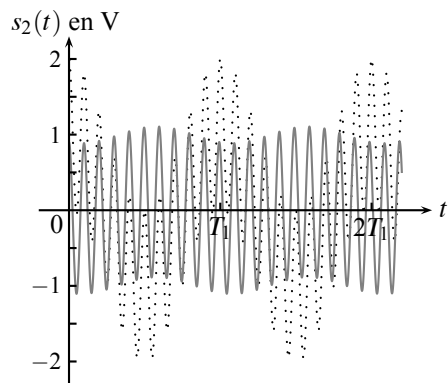


Figure 12.9 – Signal $e_2(t)$ filtré par le filtre passe-haut du deuxième ordre avec $\omega_1 = \frac{\omega_0}{3}$.

On observe que les filtres passe-haut favorisent la composante de haute pulsation. Avec le filtre du second ordre on arrive presque à isoler cette composante. Mais cela n’est pas possible sur cet exemple parce que l’écart des pulsations est trop faible.

4.3 Filtrage par un filtre passe-bande

Dans ce paragraphe on considère un filtre passe-bande du deuxième ordre de fonction de transfert :
$$\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{1 + jQ\left(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega}\right)}.$$

Les figures ci-dessous montrent le signal de sortie $s_2(t)$ donné par ce filtre pour le signal d'entrée $e_2(t)$ défini page 412, avec $Q = 10$ et :

- à gauche, $\omega_1 = \omega_0$ et $\omega_2 = 10\omega_0$;
- à droite, $\omega_1 = \frac{1}{10}\omega_0$ et $\omega_2 = \omega_0$.

L'allure du signal $e_2(t)$ est rappelée en pointillé.

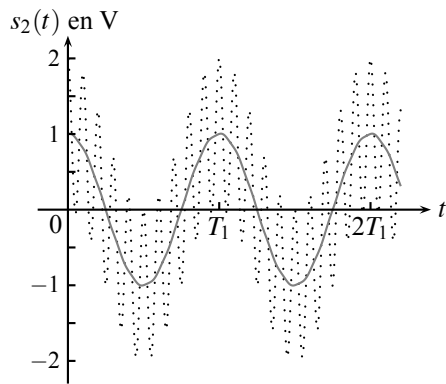


Figure 12.10 – Signal $e_2(t)$ filtré par le filtre passe-bande du deuxième ordre, avec $Q = 10$ et $\omega_1 = \omega_0$.

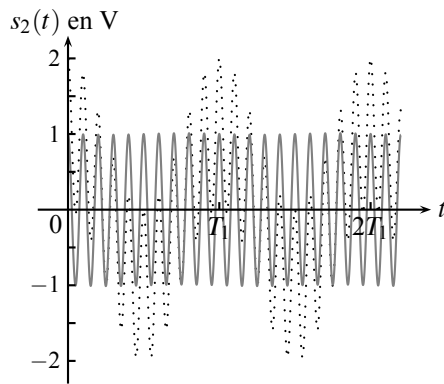


Figure 12.11 – Signal $e_2(t)$ filtré par le filtre passe-bande du deuxième ordre, avec $Q = 10$ et $\omega_2 = \omega_0$.

En utilisant un filtre passe-bande de facteur de qualité assez élevé ($Q = 10$) et centré sur l'une des deux pulsations ω_1 ou ω_2 on parvient à isoler la composante sinusoïdale correspondante. Ce filtre passe-bande a une courbe d'amplitude très pointue autour de ω_0 (voir chapitre précédent) et il permet de sélectionner une seule des deux pulsations, bien qu'elles soient assez proches.

5 Filtre intégrateur ou dérivateur

5.1 Intégrateur

Dans quelles conditions la réponse d'un filtre au signal $e(t) = E_0 + \sum_{i=1}^n E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i})$ est-elle l'intégrale de ce signal ?

Il faut pour cela que la réponse à chaque composante sinusoïdale de pulsation ω_i soit l'intégrale de cette composante. C'est ce qui se passe quand ω_i appartient à un domaine sur lequel le filtre se comporte en intégrateur, c'est-à-dire un domaine sur lequel la courbe d'amplitude du diagramme de Bode admet une asymptote de pente de -20dB/décade . Sur un tel domaine

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL

la fonction de transfert admet une approximation de la forme :

$$\underline{H}(j\omega) \simeq \frac{1}{j\omega\tau} \quad \Leftrightarrow \quad G(\omega) \simeq \frac{1}{\omega\tau} \quad \text{et} \quad \varphi(\omega) \simeq -\frac{\pi}{2}.$$

Remarque

Cette approximation n’est jamais possible pour $\omega = 0$: un filtre ne peut pas intégrer la composante continue d’un signal.

Dans la suite on suppose donc que $E_0 = 0$.

Quand il en est ainsi, la réponse du filtre aux différentes composantes sinusoïdales du signal est :

entrée du filtre	sortie du filtre
$E_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_{e,1})$	$\frac{E_1}{\omega_1 \tau} \cos\left(\omega_1 t + \varphi_{e,1} - \frac{\pi}{2}\right) = \frac{1}{\tau} \int E_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_{e,1}) \, dt$
$E_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_{e,2})$	$\frac{E_2}{\omega_2 \tau} \cos\left(\omega_2 t + \varphi_{e,2} - \frac{\pi}{2}\right) = \frac{1}{\tau} \int E_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_{e,2}) \, dt$
...	...
$E_n \cos(\omega_n t + \varphi_{e,n})$	$\frac{E_n}{\omega_n \tau} \cos\left(\omega_n t + \varphi_{e,n} - \frac{\pi}{2}\right) = \frac{1}{\tau} \int E_n \cos(\omega_n t + \varphi_{e,n}) \, dt$
$e(t)$	$s(t) = \frac{1}{\tau} \int e(t) \, dt$

On en déduit par superposition :

$$s(t) = \sum_{i=1}^n \frac{1}{\tau} \int E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i}) \, dt = \frac{1}{\tau} \int \left(\sum_{i=1}^n E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i}) \right) dt = \frac{1}{\tau} \int e(t) \, dt.$$

Un filtre se comporte comme un intégrateur pour un signal $e(t)$ si :

- $e(t)$ n’a pas de composante continue ;
- toutes les pulsations ω_i contenues dans $e(t)$ appartiennent à un domaine intégrateur du filtre.

Remarque

La primitive du signal $e(t)$ est définie à une constante additive près. Quelle est cette constante dans le cas du signal $s(t)$? Dans le tableau ci-dessus, on voit que $s(t)$ n’a pas de composante continue donc $s(t)$ est la primitive de $e(t)$ de valeur moyenne nulle.

5.2 Dérivateur

Dans quelles conditions la réponse d’un filtre à $e(t)$ est-elle la dérivée de ce signal ?

Il faut pour cela que la réponse à chaque composante sinusoïdale de pulsation ω_i soit la dérivée de cette composante. C’est ce qui se passe quand ω_i appartient à un domaine sur lequel

le filtre se comporte en dérivateur, c’est-à-dire un domaine sur lequel la courbe d’amplitude du diagramme de Bode admet une asymptote de pente de +20dB/décade. Sur un tel domaine la fonction de transfert admet une approximation de la forme :

$$\underline{H}(j\omega) \simeq j\omega\tau \quad \Leftrightarrow \quad G(\omega) \simeq \omega\tau \quad \text{et} \quad \varphi(\omega) \simeq \frac{\pi}{2}.$$

En ce qui concerne la composante continue E_0 , s’il y en a une, elle ne doit pas passer le filtre. Quand il en est ainsi, les réponses du filtre aux différents signaux envisagés sont :

entrée du filtre	sortie du filtre
E_0 éventuelle	0
$E_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_{e,1})$	$\omega_1 \tau E_1 \cos\left(\omega_1 t + \varphi_{e,1} + \frac{\pi}{2}\right) = \tau \frac{d}{dt} (E_1 \cos(\omega_1 t + \varphi_{e,1}))$
$E_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_{e,2})$	$\omega_2 \tau E_2 \cos\left(\omega_2 t + \varphi_{e,2} + \frac{\pi}{2}\right) = \tau \frac{d}{dt} (E_2 \cos(\omega_2 t + \varphi_{e,2}))$
...	...
$E_n \cos(\omega_n t + \varphi_{e,n})$	$\omega_n \tau E_n \cos\left(\omega_n t + \varphi_{e,n} + \frac{\pi}{2}\right) = \tau \frac{d}{dt} (E_n \cos(\omega_n t + \varphi_{e,n}))$
$e(t)$	$s(t) = \tau \frac{de}{dt}$

On en déduit par superposition :

$$s(t) = \sum_{i=1}^n \tau \frac{d}{dt} (E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i})) = \tau \frac{d}{dt} \left(E_0 + \sum_{i=1}^n E_i \cos(\omega_i t + \varphi_{e,i}) \right) = \tau \frac{de}{dt}.$$

Un filtre se comporte comme un dérivateur pour un signal $e(t)$ si :

- $\underline{H}(0) = 0$ ou bien $e(t)$ n’a pas de composante continue ;
- toutes les pulsations ω_i contenues dans $e(t)$ appartiennent à un domaine dérivateur du filtre.

6 Approche documentaire : accéléromètre

La notion de filtrage n’est pas réservée aux circuits électriques. Elle peut être étendue à tout type de système, par exemple mécanique. Il existe de nombreux filtres mécaniques, comme les sismomètres, les amortisseurs, les accéléromètres...

Un extrait de la notice constructeur d’un accéléromètre est présenté sur la page suivante. Il s’agit d’une puce qui transforme une accélération mécanique en un signal électrique. Ce genre de puce est intégrée dans toutes les manettes de jeux de console, dans les téléphones portables...

L’accéléromètre présenté est le ADXL330. Les deux premières lettres d’une puce indiquent le fabricant, ici Analog Device ; les lettres et les chiffres qui suivent précisent de quel circuit il s’agit.

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL



Small, Low Power, 3-Axis $\pm 3\text{ g}$
iMEMS® Accelerometer

ADXL330

FEATURES

- 3-axis sensing
- Small, low-profile package
 - 4 mm × 4 mm × 1.45 mm LFCSP
- Low power
 - 180 μA at $V_s = 1.8\text{ V}$ (typical)
- Single-supply operation
 - 1.8 V to 3.6 V
- 10,000 g shock survival
- Excellent temperature stability
- BW adjustment with a single capacitor per axis
- RoHS/WEEE lead-free compliant

APPLICATIONS

- Cost-sensitive, low power, motion- and tilt-sensing applications
 - Mobile devices
 - Gaming systems
 - Disk drive protection
 - Image stabilization
 - Sports and health devices

GENERAL DESCRIPTION

The ADXL330 is a small, thin, low power, complete 3-axis accelerometer with signal conditioned voltage outputs, all on a single monolithic IC. The product measures acceleration with a minimum full-scale range of $\pm 3\text{ g}$. It can measure the static acceleration of gravity in tilt-sensing applications, as well as dynamic acceleration resulting from motion, shock, or vibration.

The user selects the bandwidth of the accelerometer using the C_x , C_y , and C_z capacitors at the X_{OUT} , Y_{OUT} , and Z_{OUT} pins. Bandwidths can be selected to suit the application, with a range of 0.5 Hz to 1600 Hz for X and Y axes, and a range of 0.5 Hz to 550 Hz for the Z axis.

The ADXL330 is available in a small, low profile, 4 mm × 4 mm × 1.45 mm, 16-lead, plastic lead frame chip scale package (LFCSP_LQ).

FUNCTIONAL BLOCK DIAGRAM

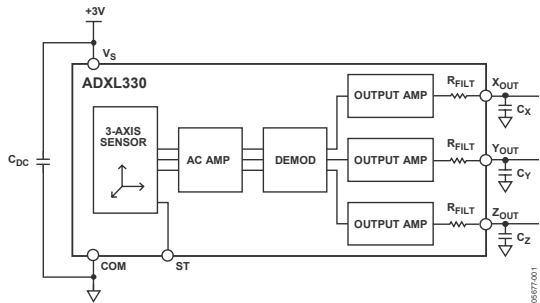


Figure 1.

Rev. A
Information furnished by Analog Devices is believed to be accurate and reliable. However, no responsibility is assumed by Analog Devices for its use, nor for any infringements of patents or other rights of third parties that may result from its use. Specifications subject to change without notice. No license is granted by implication or otherwise under any patent or patent rights of Analog Devices. Trademarks and registered trademarks are the property of their respective owners.

One Technology Way, P.O. Box 9106, Norwood, MA 02062-9106, U.S.A.
Tel: 781.329.4700 www.analog.com
Fax: 781.461.3113 ©2007 Analog Devices, Inc. All rights reserved.

Quelques questions :

1. Le ADXL330 mesure-t-il l'accélération suivant un seul axe ou selon les 3 coordonnées d'espace ?
2. Les fréquences qui passent à travers un filtre constituent la **bande passante**, *bandwidth* en anglais. Quelles sont les bandes passantes maximales suivant les trois axes ?
3. L'utilisateur peut-il diminuer ces bandes passantes ? les augmenter ?
4. Qu'arrive-t-il aux fréquences qui sont en dehors de la bande passante ?
5. Les dimensions de la puce sont précisées dans l'extrait. Dessiner de profil de la puce et indiquer à quoi correspondent les trois axes.
6. Quelle est l'ordre de grandeur de la fréquence maximale d'oscillation qu'un expérimentateur normal peut atteindre avec une manette de jeux ou un téléphone ? Le résultat est-il en accord avec les spécifications du ADXL330 ?
7. Pourquoi la bande passante doit-elle être supérieure à la fréquence maximale d'oscillation précédente ?

Les réponses aux questions sont à la page 437.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- valeur moyenne
- valeur efficace

SAVOIR-FAIRE

- utiliser une fonction de transfert ou sa représentation graphique pour conduire l'étude de la réponse d'un système linéaire à une excitation sinusoïdale, à une somme finie d'excitations sinusoïdales, à un signal périodique
- expliciter les conditions d'utilisation d'un filtre en moyennneur
- expliciter les conditions d'utilisation d'un filtre en dérivateur
- expliciter les conditions d'utilisation d'un filtre en intégrateur

MOTS-CLÉS

- valeur moyenne
- valeur efficace
- réponse d'un système linéaire
- moyennneur

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D'UN SIGNAL

S'ENTRAÎNER

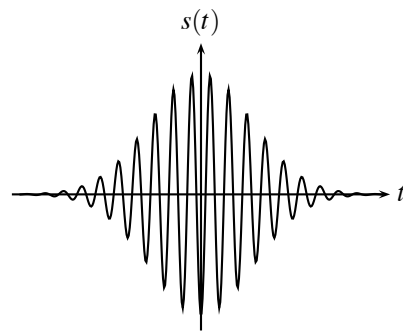
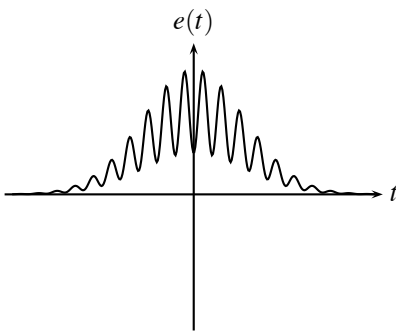
12.1 Couplage AC ou DC de l'entrée d'un oscilloscope (★)

Un GBF fournit une tension sinusoïdale de fréquence $f = 2,5 \text{ Hz}$ et d'amplitude crête-à-crête égale à 5 V . En visualisant cette tension à l'oscilloscope en mode AC on mesure une amplitude de $2,4 \text{ V}$ seulement.

1. Quel type de filtrage est mis en œuvre dans le mode AC de l'oscilloscope ?
2. En admettant qu'il s'agit d'un filtre du premier ordre, déterminer sa fréquence de coupure.

12.2 Filtrage graphique (★)

Quel type de filtre permet-il de passer du signal $e(t)$ au signal $s(t)$ représentés ci-dessous ? Expliquer.



12.3 Élimination d'un bruit haute fréquence (★)

Un signal $e(t)$ est la superposition d'un signal utile $e_u(t)$, somme de composantes sinusoïdales de fréquences voisines de $f_u = 100 \text{ Hz}$, et d'un bruit $e_b(t)$, somme de composantes sinusoïdales de fréquences de l'ordre de $f_b \sim 10^4 \text{ Hz}$. On utilise un filtre pour éliminer le bruit.

1. Quelle fonction de transfert est adaptée : $\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$ ou $\underline{H}(j\omega) = \frac{\frac{j\omega}{\omega_0}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$?
2. Quelle valeur de ω_0 est adaptée : $\omega_0 = 628 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ ou $\omega_0 = 1.10^4 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$?

12.4 Moyenneur (★)

On souhaite réaliser un moyenneur pour un signal de fréquence $f_e = 300 \text{ Hz}$. On envisage deux filtres passe-bas de même pulsation de coupure $\omega_0 = 628 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ et de fonctions de

transfert :

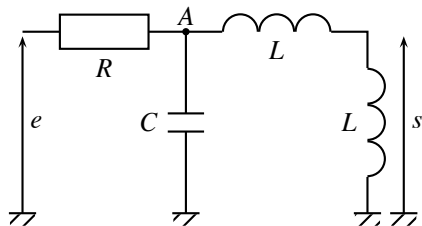
$$\underline{H}_1(j\omega) = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}} \quad \text{et} \quad \underline{H}_2(j\omega) = \frac{1}{1 + j\sqrt{2}\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}.$$

- 1. Vérifier que ω_0 est bien la pulsation de coupure à -3 dB de chacun des deux filtres.
- 2. Le signal d'entrée est : $e(t) = E_0 (1 + \cos(2\pi f_e t))$ avec $E_0 = 2$ V. Exprimer le signal de sortie pour les deux filtres. Quel est le meilleur moyenneur ?

APPROFONDIR

12.5 Filtre de Hartley (★)

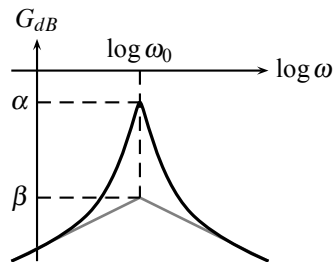
On réalise le montage suivant :



- 1. Montrer que sa fonction de transfert est de la forme : $\underline{H}(j\omega) = \frac{G_0 \times 2\xi \frac{j\omega}{\omega_0}}{1 + 2\xi \frac{j\omega}{\omega_0} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}.$

Exprimer G_0 , ξ et ω_0 en fonction de R , L et C et les calculer numériquement pour $L = 1,00$ mH, $C = 100$ nF et $R = 10,0$ k Ω .

- 2. Le diagramme de Bode en amplitude a l'allure présentée ci-contre. Identifier les pentes des asymptotes représentées en gris sur la figure. Trouver les valeurs numériques de α et β .



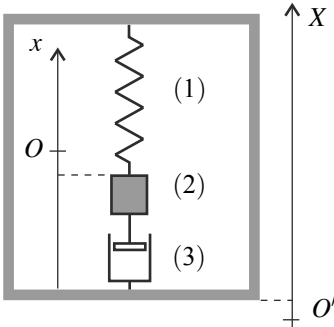
- 3. On étudie la sortie $s_1(t)$ associée à l'entrée $e_1(t) = E_0 + E_1 \cos(\omega_1 t)$ où $\omega_1 = \omega_0$. Comment réaliser expérimentalement ce signal au laboratoire d'électronique ?
- 4. Calculer l'expression littérale de la sortie $s_1(t)$, observée sur l'oscilloscope en régime établi.

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL

12.6 Sismomètre (★★)

N.B. : Si le cours de mécanique n’a pas encore été étudié, on admettra le résultat de la question 1.a.

1. Le principe d’un sismomètre est schématisé sur la figure ci-dessous. Un ressort (1) de masse négligeable, dont la réponse en élongation, linéaire, est caractérisée par une raideur k , est suspendu à un boîtier rigide lié au sol. Un solide (2), de masse m , est accroché à l’autre extrémité de ce ressort. Une partie de ce solide est solidaire d’un amortisseur (3) exerçant sur (2) la force de frottement fluide $\vec{f} = -h\vec{v}$, où h est une constante, et $\vec{v}$ la vitesse de translation de (2) par rapport au boîtier.



Le passage d’une onde sismique provoque un mouvement du boîtier par rapport à un référentiel galiléen qui est repéré par sa coordonnée $X(t)$ le long d’un axe $(O'X)$. Le mouvement de (2) par rapport au boîtier est repéré par sa coordonnée $x(t)$ sur un axe (Ox) fixe par rapport au boîtier dont l’origine O correspond au point d’attache de (2) dans sa position d’équilibre en l’absence de mouvement du boîtier. L’axe (Ox) , comme l’axe $(O'X)$, est vertical ascendant. On étudie le mouvement $x(t)$ de (2) provoqué par le mouvement du boîtier $X(t)$.

a. Établir l’équation différentielle suivante liant les variables $x(t)$ et $X(t)$:

$$\frac{d^2x}{dt^2} + \frac{\sqrt{2}}{\tau} \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x = -\frac{d^2X}{dt^2},$$

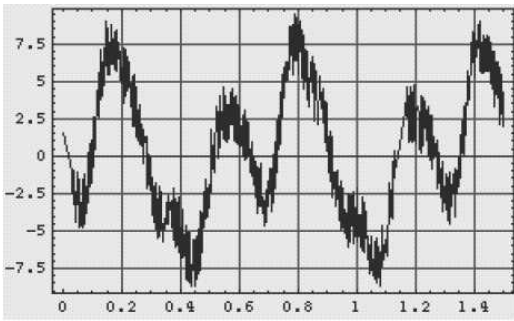
où $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$ est la pulsation propre du sismomètre et, par définition, $\tau = \sqrt{2} \frac{m}{h}$ la constante de temps relative à l’amortissement.

b. On considère une onde sismique sinusoïdale et de pulsation ω . En régime forcé, la fonction $x(t)$ est sinusoïdale elle aussi, et de même pulsation. Établir l’expression de la fonction de transfert mécanique $\underline{H}(j\omega) = \frac{\underline{x}}{\underline{X}}$, où $\underline{g}$ est la grandeur complexe (proportionnelle à $\exp(j\omega t)$) associée au signal sinusoïdal $g(t)$. On suppose désormais que $\omega_0 \tau = 1$; montrer que la fonction de transfert mécanique peut s’écrire :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{1}{\frac{\omega_0^2}{\omega^2} - 1 + j\sqrt{2} \frac{\omega_0}{\omega}}.$$

c. Exprimer $G(\omega) = |\underline{H}(j\omega)|$ et $\varphi(\omega) = \arg(\underline{H}(j\omega))$ pour $\omega < \omega_0$. À quel type de filtre correspond cette fonction de transfert ?

2. La pulsation propre du sismomètre étant $\omega_0 = 20 \text{ rad.s}^{-1}$, cet appareil détecte une onde sismique sous la forme de la fonction périodique $x(t)$ reproduite sur la figure ; l'amplitude est en unité arbitraire.



L'application d'un algorithme de transformée de Fourier à $x(t)$ fournit la décomposition en série de Fourier sous la forme $x(t) = c_0 + \sum_n c_n \cos(n\omega t + \varphi_n)$ avec $\omega = 10 \text{ rad.s}^{-1}$. Les valeurs des coefficients c_n et des phases φ_n sont rassemblées dans le tableau ci-dessous :

n	c_n (unité arbitraire)	φ_n
0	0	
1	4	$-0,4\pi$
2	3,5	$0,6\pi$
3	2	$0,5\pi$
4	0	
5	1	$-0,6\pi$

a. En déduire l'excitation sous la forme $X(t) = c'_0 + \sum_n c'_n \cos(n\omega t + \varphi'_n)$. Tracer l'allure de $X(t)$ sur une période.

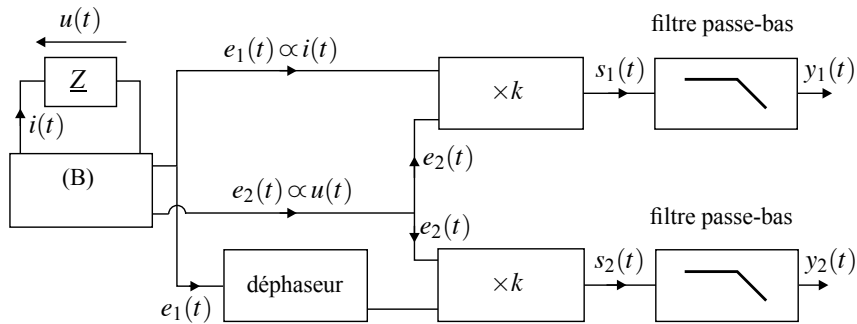
b. Comment devrait-on modifier les caractéristiques du sismomètre afin que l'enregistrement de $x(t)$ permette de déduire directement $X(t)$?

12.7 Mesure d'une impédance (d'après Centrale 2015) (★★)

On peut mesurer l'impédance $\underline{Z}$ d'un dipôle en régime sinusoïdal de pulsation ω à l'aide d'un montage à détection synchrone dont le schéma de principe est donné par la figure et dans lequel la tension $y_1(t)$ est proportionnelle à la partie réelle de $\underline{Z}$ alors que la tension $y_2(t)$ est proportionnelle à la partie imaginaire de $\underline{Z}$.

L'impédance $\underline{Z}$ est parcourue par l'intensité $i(t) = I_0 \cos(\omega t)$ et soumise à une différence de potentiel $u(t)$. Le bloc (B) alimente l'impédance et fournit deux tensions $e_1(t)$ et $e_2(t)$

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL



respectivement proportionnelles à $i(t)$ et $u(t)$, plus précisément : $e_1(t) = R_0 i(t)$ et $e_2(t) = u(t)$, où R_0 est une constante.

Les deux multiplicateurs sont identiques et fournissent un signal égal au produit de leurs signaux d’entrée multiplié par une constante k ayant la dimension de l’inverse d’une tension (par exemple : $s_1(t) = k \times e_1(t)e_2(t)$).

Les filtres passe-bas sont identiques ; ils ont une pulsation de coupure ω_0 et un gain en courant continu G_0 .

Le déphaseur a une fonction de transfert $\underline{H}(j\omega) = \exp(j\varphi(\omega))$ et on note $\varphi_0 = \varphi(\omega_0)$.

On rappelle la formule : $\cos a \cos b = \frac{1}{2} (\cos(a+b) + \cos(a-b))$.

1. On pose $Z = |\underline{Z}|$ et $\psi = \arg(\underline{Z})$. Montrer que $s_1(t)$ est la somme d’une tension continue et d’une tension sinusoïdale. On souhaite que $y_1(t)$ soit proportionnelle à $\text{Re}(\underline{Z})$. Quelle condition doit vérifier ω_0 ? Cette condition étant vérifiée, donner l’expression de $y_1(t)$.

2. On souhaite que la tension $y_2(t)$ soit proportionnelle à $\text{Im}(\underline{Z})$. Quelle doit-être la valeur de φ_0 ? Donner dans ce cas, l’expression de $y_2(t)$.

12.8 Démodulation d’un signal modulé en fréquence (★★)

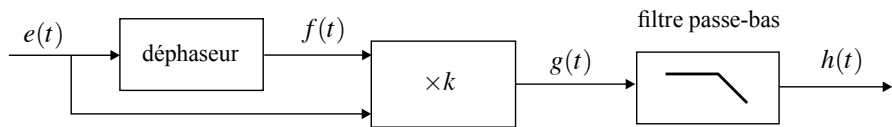
Un téléphone portable reçoit un signal de la forme :

$$e(t) = E_0 \cos(\omega(t)t) \quad \text{avec} \quad \omega(t) = \omega_0(1 + m(t)).$$

Le signal $m(t)$ varie beaucoup plus lentement que $\cos(\omega_0 t)$ et $|m(t)| \ll 1$ de sorte qu’on peut considérer que $\omega(t)$ est la pulsation instantanée du signal $e(t)$.

Les ordres de grandeurs sont les suivants : $\omega_0 = 2\pi f_0$ avec $f_0 = 900 \text{ MHz}$ et $m(t)$ est un signal sonore contenant des fréquences comprises entre 300 et 3400 Hz.

Le montage représenté sur la figure a pour fonction d’extraire du signal modulé $e(t)$ le signal modulant $m(t)$.



1. Le déphaseur a pour fonction de transfert : $\underline{T} = \frac{1 - j\frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$. Justifier que $\underline{T}$ peut s'écrire

$\underline{T} = \exp(j\varphi(\omega))$ et exprimer $\cos(\varphi(\omega))$ en fonction de ω et ω_0 . Trouver une expression approchée de $\cos(\varphi(\omega))$ dans le cas où $\omega = \omega_0(1 + m)$ avec $m \ll 1$.

2. Montrer qu'en choisissant correctement la pulsation de coupure ω_0 du filtre passe-bas on obtient en sortie du montage un signal $h(t)$ proportionnel à $m(t)$.

3. Proposer un circuit simple, permettant de réaliser le filtre passe-bas en précisant les valeurs des composants.

CORRIGÉS

12.1 Couplage AC ou DC de l'entrée d'un oscilloscope

1. Il s'agit d'un filtre passe-haut dont le rôle est d'éliminer la composante continue du signal.

2. Pour un filtre passe-haut du premier ordre : $G(\omega) = G_0 \frac{\frac{\omega}{\omega_0}}{\sqrt{1 + \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}}$. Le renseignement

donné par l'énoncé nous permet de calculer : $G(2\pi f) = \frac{2,4}{2,5} = 0,96$. On en déduit :

$$\left(\frac{2\pi f}{\omega_0}\right)^2 = \frac{0,96^2}{1 - 0,96^2} \Rightarrow \omega_0 \simeq 8,5 \cdot 10^{-2} \times 2\pi f \text{ soit } f_0 \simeq 8,5 \cdot 10^{-2} \times f = 2,1 \text{ Hz.}$$

12.2 Filtrage graphique

Les oscillations rapides de $e(t)$ se retrouvent dans $s(t)$, elles doivent passer à travers le filtre. On note f la fréquence de ces oscillations.

$e(t)$ a une valeur moyenne différente de 0, mais $s(t)$ a une valeur moyenne nulle. La composante continue, c'est-à-dire la pulsation nulle, ne passe pas à travers le filtre.

C'est donc un filtre passe-haut qui permet de passer de $e(t)$ à $s(t)$. Sa pulsation caractéristique ω_0 soit être inférieure à $2\pi f$ pour laisser passer les oscillations de $e(t)$.

12.3 Élimination d'un bruit haute fréquence

1. On souhaite conserver les fréquences du spectre de e_u , qui sont de l'ordre de f_u et éliminer les fréquences du spectre de e_b , qui sont de l'ordre de f_b . Puisque $f_b \gg f_u$ un filtre passe-bas est adapté, soit le filtre de fonction de transfert : $\underline{H} = \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$.

2. Les deux pulsations sont inférieures à $2\pi f_b$ donc, avec les deux choix le bruit sera éliminé ; il sera éliminé plus efficacement si l'on choisit $\omega_0 = 628 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.

Mais il faut aussi conserver sa forme au signal $e_u(t)$ et pour cela il faut conserver les fréquences utiles et respecter leurs poids relatifs dans le spectre. Pour cela il faut que ces fréquences soient dans la zone où la courbe de gain du filtre est quasiment confondue avec son asymptote horizontale, soit que $f_u \ll f_0 = \frac{\omega_0}{2\pi f}$. On a donc plutôt intérêt à prendre $\omega_0 = 1 \cdot 10^4 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.

12.4 Moyenneur

$$1. G_1(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}} \text{ et } G_2(\omega) = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}\right)^2 + \left(\sqrt{2}\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}} = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{\omega^4}{\omega_0^4}}}.$$

Dans les deux cas, la valeur maximale du gain est $G_0 = 1$ et $G(\omega_0) = \frac{G_0}{\sqrt{2}}$. Donc ω_0 est la pulsation de coupure à -3 dB.

2. Dans les deux cas : $s(t) = \underline{H}(0)E_0 + G(\omega_e)E_0 \cos(\omega_e t + \varphi(\omega_e))$ en posant $\omega_e = 2\pi f_e$.
Numériquement : $\frac{\omega_e}{\omega_0} = 3$ et il vient :

$$G_1(\omega_e) = 0,32 \quad \text{et} \quad \varphi(\omega_e) = \arg \frac{1}{1+3j} = -\arccos\left(\frac{1}{\sqrt{1^2+3^2}}\right) = -1,25 \text{ rad};$$

$$G_2(\omega_e) = 0,11 \quad \text{et} \quad \varphi(\omega_e) = \arg \frac{1}{-8+4,2j} = -\arccos\left(\frac{8}{\sqrt{8^2+4,2^2}}\right) = -2,66 \text{ rad}.$$

Pour les deux filtres : $\underline{H}_1(0) = \underline{H}_2(0) = 1$. Les signaux de sortie sont donc, en V :

$$s_1(t) = 2 + 0,63 \cos(\omega_e t - 1,25) \quad \text{et} \quad s_2(t) = 2 + 0,22 \cos(\omega_e t - 2,66).$$

Un moyenneur idéal donnerait un signal de sortie constant de valeur : $\langle e(t) \rangle = 2 \text{ V}$. La composante variable du signal de sortie a une amplitude plus faible dans le cas du filtre d'ordre 2 : c'est le meilleur moyenneur.

12.5 Filtre de Hartley

1. Soit $v = v_A$, la tension aux bornes du condensateur. Les deux bobines forment un diviseur de tension donc : $\frac{s}{\underline{v}} = \frac{jL\omega}{jL\omega + jL\omega} = \frac{1}{2}$.

L'impédance équivalente à la capacité et les deux inductances vue entre A et la masse est :

$$\underline{Z} = \frac{2jL\omega \times \frac{1}{jC\omega}}{2jL\omega + \frac{1}{jC\omega}} = \frac{2jL\omega}{1 - 2LC\omega^2}. \text{ Cette impédance et la résistance forment un diviseur de}$$

$$\text{tension donc : } \frac{\underline{v}}{\underline{e}} = \frac{\underline{Z}}{R + \underline{Z}} = \frac{2jL\omega}{R(1 - 2LC\omega^2) + 2jL\omega}.$$

En combinant les deux résultats on trouve :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{s}{e} = \frac{s}{v} \times \frac{v}{e} = \frac{1}{2} \times \frac{2jL\omega}{R(1 - 2LC\omega^2) + 2jL\omega} = \frac{j\frac{L}{R}\omega}{1 + 2j\frac{L}{R}\omega - 2LC\omega^2}.$$

On identifie les paramètres canoniques : $\frac{1}{\omega_0^2} = 2LC$, $\frac{2\xi}{\omega_0} = 2\frac{L}{R}$ et $G_0 \frac{2\xi}{\omega_0} = \frac{L}{R}$. On en tire :

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{2LC}} = 70,7 \cdot 10^3 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}, \quad \xi = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{2C}} = 7,07 \cdot 10^{-3} \quad \text{et} \quad G_0 = \frac{1}{2}.$$

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D’UN SIGNAL

2. On dresse un tableau asymptotique :

	$\omega \ll \omega_0$	$\omega \gg \omega_0$
numérateur	$2jG_0\xi \frac{\omega}{\omega_0}$	$2jG_0\xi \frac{\omega}{\omega_0}$
dénominateur	1	$-\frac{\omega^2}{\omega_0^2}$
$\underline{H}_{asymp}(j\omega)$	$2jG_0\xi \frac{\omega}{\omega_0} = j\frac{L}{R}\omega$	$\frac{2G_0\xi\omega_0}{j\omega} = \frac{1}{2jRC\omega}$
pente	+20 dB/dec	-20 dB/dec

Par ailleurs le gain réel α et le gain asymptotique β sont :

$$\alpha = G_{dB}(\omega_0) = 20 \log |\underline{H}(j\omega_0)| = 20 \log G_0 = 20 \log \frac{1}{2} = -6\text{dB}$$

$$\text{et } \beta = 20 \log |\underline{H}_{asymp}(j\omega_0)| = 20 \log (2G_0\xi) = -43\text{dB}.$$

3. On utilise un générateur de basse fréquences (GBF) qui délivre un signal sinusoïdal accompagné d’une composante continue, appelée en anglais *offset*.

4. $\underline{H}(0) = 0$ donc la composante continue E_0 est complètement éliminée par le filtre. $\underline{H}(j\omega_0) = G_0$ donc $G(\omega_0) = G_0 = \frac{1}{2}$ et $\varphi(\omega_0) = 0$. La composante sinusoïdale est transmise sans déphasage et avec son amplitude multipliée par $\frac{1}{2}$. Finalement : $s_1(t) = \frac{E_1}{2} \cos(\omega_0 t)$.

12.6 Sismomètre

1. a. La coordonnée repérant le solide (2) sur l’axe ($O'X$) lié au référentiel galiléen est : $X_2(t) = X(t) + a + x(t)$ où a est la différence de niveau entre O et O' en l’absence de mouvement du boîtier ; $\frac{dX_2}{dt} = \frac{dX}{dt} + 0 + \frac{dx}{dt}$ car a est une constante, et $\frac{d^2X_2}{dt^2} = \frac{d^2X}{dt^2} + \frac{d^2x}{dt^2}$.

Les forces agissant sur le solide (2) sont : son poids $-mg\vec{u}_x$, la tension du ressort $k\Delta l\vec{u}_x$ où Δl est l’allongement algébrique du ressort et la force de l’amortisseur $-h\frac{dx}{dt}\vec{u}_x$.

L’allongement du ressort est $\Delta l = \Delta l_{eq} - x$ où Δl_{eq} est l’allongement à l’équilibre. D’autre part, lorsque le boîtier est immobile, la condition d’équilibre du solide (2) est : $-mg + k\Delta l_{eq} = 0$ soit : $\Delta l_{eq} = \frac{mg}{k}$.

Le principe fondamental de la dynamique s’écrit pour (2) dans le référentiel du boîtier et en projection sur (Ox) :

$$m\frac{d^2X_2}{dt^2} = -mg + k\left(\frac{mg}{k} - x\right) - h\frac{dx}{dt}$$

En tenant compte de $\frac{d^2X_2}{dt^2} = \frac{d^2X}{dt^2} + \frac{d^2x}{dt^2}$, on en déduit : $\frac{d^2x}{dt^2} + \frac{\sqrt{2}}{\tau}\frac{dx}{dt} + \omega_0^2x = -\frac{d^2X}{dt^2}$.

b. En notation complexe, l'équation s'écrit : $-\omega^2 \underline{x} + j \frac{\sqrt{2}}{\tau} \omega \underline{x} + \omega_0^2 \underline{x} = \omega^2 \underline{X}$. Il vient immédiatement :

$$\underline{H}(j\omega) = \frac{\underline{x}}{\underline{X}} = \frac{\omega^2}{\omega_0^2 - \omega^2 + j\sqrt{2}\frac{\omega}{\tau}} = \frac{1}{\frac{\omega_0^2}{\omega^2} - 1 + j\sqrt{2}\frac{\omega_0}{\omega}}$$

en utilisant le fait que $\omega_0 \tau = 1$.

c. On obtient facilement : $G(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{\omega_0^4}{\omega^4}}}$ et $\varphi(\omega) = -\arccos\left(\frac{\frac{\omega_0^2}{\omega^2} - 1}{\sqrt{1 + \frac{\omega_0^4}{\omega^4}}}\right)$. Il s'agit d'un filtre passe-haut du deuxième ordre.

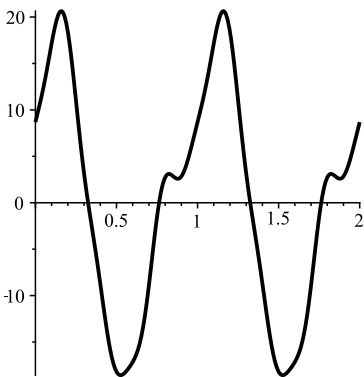
2. a. On utilise la fonction de transfert « à l'envers » pour retrouver le signal $X(t)$:

$$c'_n = \frac{c_n}{G(n\omega)} \quad \text{et} \quad \varphi'_n = \varphi_n - \varphi(n\omega).$$

Les résultats se présentent avantageusement sous forme de tableau :

n	c_n (unité arbitraire)	φ_n	$G(n\omega)$	$\varphi(n\omega)$	c'_n	φ'_n
0	0				0	
1	4	$-0,4\pi$	0,242	$-0,24\pi$	16,5	$0,16\pi$
2	3,5	$0,6\pi$	0,707	$-0,50\pi$	5,0	$1,1\pi$ ou $-0,9\pi$
3	2	$0,5\pi$	0,914	$-0,67\pi$	2,1	$1,17\pi$ ou $-0,83\pi$
4	0		0,970	$-0,76\pi$	0	
5	1	$-0,6\pi$	0,987	$-0,81\pi$	1,0	$0,21\pi$

La représentation graphique de $X(t) = c'_0 + \sum_{n=1}^5 c'_n \cos(n\omega t + \varphi'_n)$ s'obtient aisément avec une calculatrice graphique. La figure ci-dessous donne $X(t)$ en fonction de $\frac{t}{T}$.



CHAPITRE 12 – FILTRAGE D'UN SIGNAL

b. La différence entre $x(t)$ et $X(t)$ provient essentiellement de l'atténuation de la composante fondamentale du signal. Pour y remédier, il faudrait diminuer ω_0 en augmentant par exemple la masse m .

12.7 Mesure d'une impédance (d'après Centrale 2015)

1. $s_1(t) = ke_1(t)e_2(t) = kR_0i(t)u(t)$. Or, $u(t) = ZI_0 \cos(\omega t + \psi)$, donc :

$$s_1(t) = kR_0I_0^2Z \cos(\omega t) \cos(\omega t + \psi) = \frac{1}{2}kR_0I_0^2Z (\cos \psi + \cos(2\omega t + \psi)),$$

d'après la formule de trigonométrie donnée. C'est bien la somme d'une tension continue, la valeur moyenne de $s_1(t)$, et d'une tension sinusoïdale de pulsation 2ω .

Si $\omega_0 \ll 2\omega$, la composante sinusoïdale ne passe pas le filtre passe-bas. Le filtre se comporte en moyenneur et le signal de sortie du filtre est :

$$s_1(t) = G_0 \frac{1}{2}kR_0I_0^2Z \cos(\psi) = G_0 \frac{1}{2}kR_0I_0^2 \operatorname{Re}(\underline{Z}).$$

2. Le signal entrant dans le déphaseur est $e_1(t) = u(t) = ZI_0 \cos(\omega t + \psi)$; le signal qui en sort est : $f(t) = ZI_0 \cos(\omega t + \psi + \varphi_0)$. Ensuite le signal sortant du deuxième multiplieur est : $s_2(t) = kf(t)e_2(t)$, soit :

$$s_2(t) = kR_0I_0^2Z \cos(\omega t) \cos(\omega t + \psi + \varphi_0) = \frac{1}{2}kR_0I_0^2Z (\cos(\psi + \varphi_0) + \cos(2\omega t + \psi + \varphi_0)).$$

Et en sortie du filtre passe-bas qui est aussi un moyenneur : $s_2(t) = G_0 \frac{1}{2}kI_0^2Z \cos(\psi + \varphi_0)$.

En choisissant $\varphi_0 = -\frac{\pi}{2}$ on a alors : $s_2(t) = G_0 \frac{1}{2}kI_0^2Z \sin(\psi) = G_0 \frac{1}{2}kI_0^2 \operatorname{Im}(\underline{Z})$.

$s_1(t)$ et $s_2(t)$ sont proportionnels respectivement à la partie réelle et la partie imaginaire de l'impédance, avec le même coefficient de proportionnalité.

12.8 Démodulation d'un signal modulé en fréquence

1. $|\underline{T}| = \frac{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}} = 1$ donc $\underline{T} = \exp(j\varphi(\omega))$ avec :

$$\cos(\varphi(\omega)) = \operatorname{Re} \underline{T} = \operatorname{Re} \left(\frac{\left(1 - j\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{\left(1 + j\frac{\omega}{\omega_0}\right)\left(1 - j\frac{\omega}{\omega_0}\right)} \right) = \operatorname{Re} \left(\frac{\left(1 - j\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2} \right) = \frac{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}.$$

Pour $\omega = \omega_0(1 + m)$, $\cos(\varphi(\omega)) = \frac{1 - (1 + m)^2}{1 + (1 + m)^2} \simeq \frac{1 - (1 + 2m)}{1 + (1 + 2m)} \simeq m$.

2. $f(t) = E_0 \cos(\omega t + \varphi(\omega))$ et $g(t) = k \times e(t)f(t) = kE_0^2 \cos(\omega t) \cos(\omega t + \varphi(\omega))$. En appliquant la formule de trigonométrie rappelée dans l'exercice précédent on trouve :

$$g(t) = \frac{1}{2}kE_0^2 (\cos(\varphi(\omega)) + \cos(2\omega t + \varphi(\omega))) \simeq \frac{1}{2}kE_0^2 m(t) + \frac{1}{2}kE_0^2 \cos(2\omega t + \varphi(\omega)).$$

Le premier terme est un signal variant très lentement devant $\cos(\omega_0 t)$ et le deuxième terme a une pulsation voisine de $2\omega_0$. En réglant la pulsation de coupure du filtre passe-bas à une valeur ω_{filtre} très inférieure à $2\omega_0$, mais telle que $m(t)$ varie très lentement devant $\cos(\omega_{\text{filtre}} t)$, le filtrage conserve le premier terme et élimine le second. Alors, en notant G_0 le gain du filtre dans sa bande passante, on a :

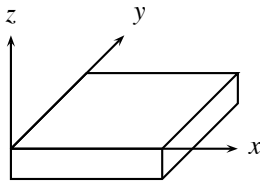
$$h(t) \simeq \frac{1}{2}G_0 kE_0^2 m(t),$$

qui est bien proportionnel au signal $m(t)$.

3. Un circuit série RC réalise un filtre passe-bas du premier ordre de fréquence de coupure $\omega_{\text{filtre}} = \frac{1}{RC}$ (voir chapitre précédent). On peut choisir $\omega_{\text{filtre}} = 2\pi \times 1.10^6$ Hz qui est à la fois très inférieure à ω_0 et très supérieure à $2\pi \times 3400$ Hz. Cette valeur est obtenue pour $R = 100 \, \Omega$ et $C = 1,6 \, \text{nF}$.

Réponses proposées aux questions de l'analyse documentaire :

1. Le ADXL330 mesure l'accélération suivant les 3 coordonnées d'espace : *The ADXL is a [...] complete 3-axis accelerometer.*
2. La bande passante maximale est de 1600 Hz suivant (Ox) et (Oy) et de 550 Hz suivant (Oz) .
3. L'utilisateur peut les diminuer jusqu'à 0,5 Hz, mais ne peut pas les augmenter.
4. Les fréquences en dehors de la bande passante sont éliminées. La documentation ne précise pas si l'atténuation est forte ou pas, l'utilisateur doit donc considérer que toute fréquence qui sort de la bande passante est filtrée.
5. Les dimensions sont 4 mm $\times$ 4 mm $\times$ 1,45 mm. Attendu que les caractéristiques sont identiques suivant (Ox) et (Oy) , ces deux axes sont équivalents : la puce mesure 4 mm suivant ces axes, et donc 1,45 mm suivant (Oz) .



6. L'auteur arrive à mener environ 10 oscillations du poignet par seconde au maximum, ce qui correspond à une fréquence de 10 Hz. Les oscillations physiques sont donc comprises entre une fréquence de 0 Hz, pour un mouvement extrêmement lent, à 10 Hz, pour des oscillations rapides. Cette gamme de fréquence entre dans la bande passante du ADXL330.

CHAPITRE 12 – FILTRAGE D'UN SIGNAL

7. La question précédente n'envisage qu'un mouvement harmonique. Un mouvement d'un point à un autre de l'espace, avec un départ très rapide, n'est pas sinusoïdal, mais contient de nombreuses fréquences, en particulier des hautes fréquences, qui permettent de décrire un signal qui varie très rapidement. Pour bien capter un mouvement quelconque, l'accéléromètre doit être capable de prendre en compte ces hautes fréquences. C'est pourquoi la bande passante doit être largement supérieure à 10 Hz.

Deuxième partie

Mécanique 1

Trouver la bibliothèque des livres ici : <https://1024terabox.com/s/1mg0wxl22G8NjM8MA2RzgFw>

Cinématique du point

13

La cinématique est une partie de la mécanique qui s'intéresse à l'étude des mouvements, indépendamment des causes qui les ont produits. Dans ce chapitre, on fixe le cadre de l'étude mécanique, on définit la notion de point en physique et on décrit les outils qui permettent de décrire géométriquement sa position, sa vitesse et son accélération au cours du temps.

1 Notion de point en physique

Aucun objet physique n'est rigoureusement ponctuel au sens mathématique du terme. Pour étudier la mécanique du point, il faut donc préciser dans quelles conditions un objet mécanique peut être modélisé par un point.

1.1 Définition d'un solide

Un solide est un système matériel dont les points restent à distance constante les uns des autres. Pour repérer un solide dans l'espace, il faut six paramètres :

- les trois coordonnées d'un point du solide (on considère souvent la position de son centre de gravité G) ;
- les trois angles qui définissent l'orientation d'un repère lié au solide par rapport au référentiel d'étude (voir figure 13.1).

Dans le cadre de la cinématique, les solides sont supposés indéformables. On exclut donc toute déformation et toute rupture du solide de cette étude.

1.2 Définition d'un point

Un point matériel est un solide dont on peut négliger l'extension spatiale et la rotation sur lui-même. Pour repérer complètement un point dans l'espace, il suffit de donner trois paramètres : ses trois coordonnées.

En dynamique, on a besoin de définir sa masse. Cela mène à la notion de point matériel. Ce n'est pas nécessaire en cinématique.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

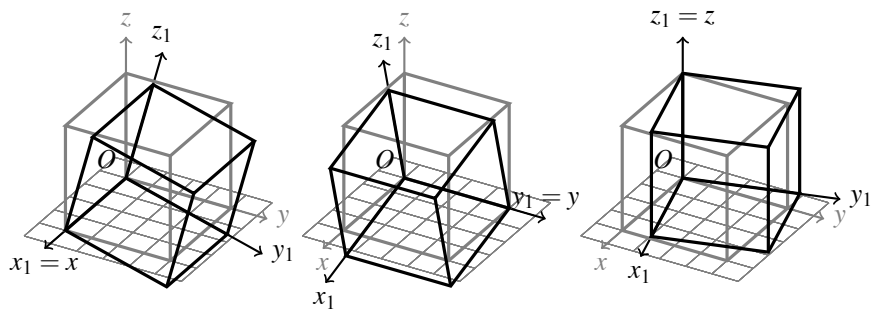


Figure 13.1 – Cube de sommet O fixe repéré dans l'espace. À gauche, le cube a tourné autour l'axe (Ox) ; au centre, autour de (Oy) et à droite, autour de (Oz) . Le cas général est composé de ces trois rotations.

1.3 Quand peut-on assimiler un système à un point ?

La question n'a pas de réponse simple et on doit se référer à la définition : tout dépend si on peut négliger son extension spatiale et sa rotation sur lui-même.

Exemple

Le mouvement orbital de la Terre autour du Soleil dans le référentiel de Copernic s'inscrit sur une trajectoire quasi-circulaire de centre confondu avec le centre du Soleil et de rayon orbital $d_{ST} = 150.10^6$ km. L'extension spatiale de la Terre (son rayon $R_T = 6400$ km) est négligeable devant le rayon orbital : $R_T \ll d_{ST}$. On peut négliger l'extension de la Terre et sa rotation sur elle-même et l'assimiler à un point matériel lors de l'étude de son mouvement orbital.

En revanche, si l'on étudie le mouvement de rotation propre de la Terre autour de son axe Nord-Sud dans le référentiel géocentrique pour connaître la durée du jour, on ne peut négliger ni l'extension de la Terre, ni sa rotation sur elle-même. On ne peut pas assimiler la Terre à un point matériel lors de l'étude de sa rotation propre.

2 Repérage d'un point du plan

2.1 Intérêt d'avoir plusieurs systèmes de coordonnées

Lors d'expériences de mécanique, on repère le mouvement d'un point au cours du temps. La trajectoire suivie par le mobile peut prendre des formes très différentes. Si l'on considère trois mouvements plans vus au lycée, différents paramétrages géométriques sont utilisés, qui correspondent à différents systèmes de coordonnées.

Exemple

Lors d'une chute libre, la trajectoire suivie par le mobile est une portion de droite. On repère son mouvement sur un axe à l'aide d'un repérage cartésien réduit à un axe.

On lâche un petit objet sans vitesse initiale depuis l'origine du repère à $t_0 = 0$ s dans le champ de pesanteur terrestre. Il chute verticalement sur une trajectoire rectiligne accélérée dirigée vers le bas et à l'instant t , on le repère par son abscisse $x(t)$ sur un axe gradué.

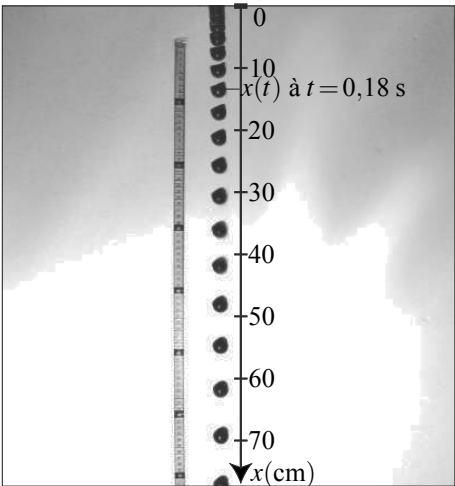


Figure 13.2 – Chronophotographie d'un petit objet en chute libre. Le mètre permet d'obtenir l'échelle. Fréquence de prise de vue : 50 images par seconde. Vitesse d'obturation : (1/1000) s.

Exemple

Lors d'un vol balistique, la trajectoire suivie par le mobile est une parabole. On repère son mouvement dans un plan à l'aide d'un repérage cartésien à deux dimensions.

On lance un petit objet avec une vitesse initiale depuis l'origine du repère à $t_0 = 0$ s dans le champ de pesanteur terrestre. La vitesse initiale de norme $\simeq 2,5 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ fait un angle $\simeq 60^\circ$ sur l'horizontale. L'objet effectue un vol balistique suivant une trajectoire plane. À l'instant t , on repère sa position par ses coordonnées cartésiennes $x(t)$ et $y(t)$.

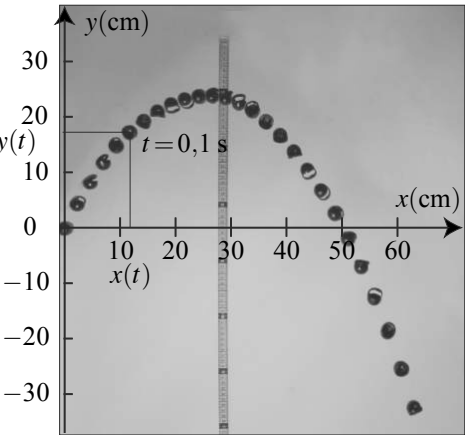


Figure 13.3 – Chronophotographie d'un petit objet en vol balistique. Le mètre permet d'obtenir l'échelle. Fréquence de prise de vue : 50 images par seconde. Vitesse d'obturation : (1/1000) s.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

Exemple

Lors d'un mouvement circulaire et uniforme, la trajectoire suivie par le mobile est un cercle. On repère son mouvement sur un cercle à l'aide d'un repérage polaire.

Un petit objet est posé sur un plateau à une distance $r = 30\text{ cm}$ de l'axe de rotation du plateau qui tourne à vitesse angulaire constante dans le sens trigonométrique. La position à l'instant t est repérée par l'angle polaire $\theta(t)$.

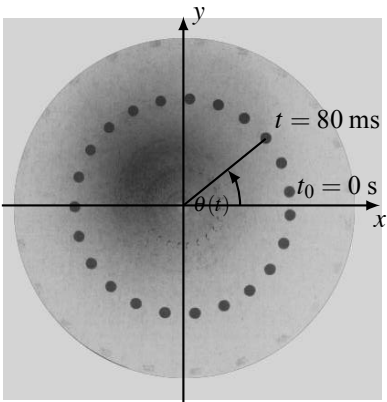


Figure 13.4 – Chronophotographie d'un petit objet en mouvement circulaire et uniforme. Fréquence de prise de vue : 25 images par seconde. Vitesse d'obturation : $(1/500)\text{s}$.

2.2 Repérage d'un point sur une droite.

Ce système de coordonnées est utilisé pour repérer un point M sur une droite fixe $\mathcal{D}$. Il est adapté à l'étude des mouvements rectilignes.

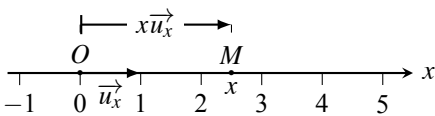


Figure 13.5 – Repérage d'un point sur une droite

On place un point O et un vecteur unitaire $\vec{u}_x$ sur la droite $\mathcal{D}$. Le point M est repéré sur la droite orientée $(O, \vec{u}_x)$ par la valeur algébrique $\overline{OM} = x$, appelée coordonnée de M .

- $x > 0$ si $\overline{OM}$ est dans le sens de $\vec{u}_x$ donc si M est à droite de O sur le schéma ci-dessus.
- $x < 0$ si $\overline{OM}$ est dans le sens opposé à $\vec{u}_x$ donc si M est à gauche de O .

Sur la droite (Ox) , un point M de coordonnée x est noté $M(x)$. Son vecteur position s'écrit :

$$\overrightarrow{OM} = x\vec{u}_x.$$

2.3 Repérage d'un point dans le plan

Pour repérer un point M dans un plan fixe $\mathcal{P}$, on utilise les systèmes de coordonnées cartésien ou polaire. Ces systèmes de coordonnées sont adaptés à l'étude des mouvements plans. Suivant les cas, on choisit un repérage cartésien ou un repérage polaire. Le repérage polaire est particulièrement indiqué pour les mouvements circulaires.

a) Coordonnées cartésiennes

Description Le repérage cartésien consiste à quadriller le plan à l'aide d'une grille carrée. Les points du plan sont repérés par leurs coordonnées sur deux axes orthogonaux comme sur la figure 13.6.

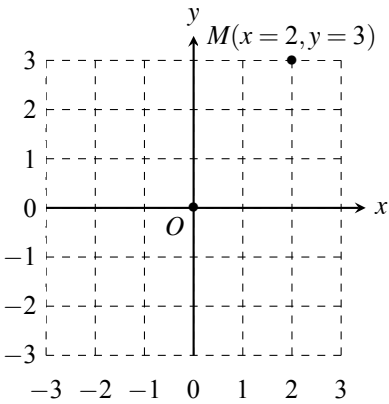


Figure 13.6 – Quadrillage cartésien du plan. M a pour coordonnées cartésiennes $x = 2$ et $y = 3$.

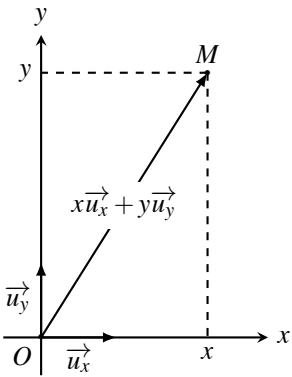


Figure 13.7 – Repérage d'un point M du plan (xOy) en coordonnées cartésiennes.

Système de coordonnées : repérage d'un point du plan On place un point O et deux vecteurs fixes $\vec{u}_x$ et $\vec{u}_y$ tels que le doublet $(\vec{u}_x, \vec{u}_y)$ forme une base orthonormée directe de $\mathcal{P}$. Le point M est repéré par deux paramètres géométriques x et y où :

- x est la coordonnée du projeté orthogonal de M sur l'axe orienté $(O, \vec{u}_x)$;
- y est la coordonnée du projeté orthogonal de M sur l'axe orienté $(O, \vec{u}_y)$.

Dans le plan (Oxy) , un point M de **coordonnées cartésiennes** x et y est noté $M(x, y)$. Son vecteur position s'écrit :

$$\overrightarrow{OM} = x\vec{u}_x + y\vec{u}_y,$$

où x et y sont les projections orthogonales de $\overrightarrow{OM}$ sur les vecteurs $\vec{u}_x$ et $\vec{u}_y$.

Base de projection : repérage d'un vecteur du plan Le doublet $(\vec{u}_x, \vec{u}_y)$ forme une **base de projection fixe** du plan $\mathcal{P} = (Oxy)$. Tout vecteur $\vec{w}$ du plan s'écrit de manière unique

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

sous la forme :

$$\vec{w} = w_x \vec{u}_x + w_y \vec{u}_y \quad \text{noté} \quad \vec{w} = \begin{pmatrix} w_x \\ w_y \end{pmatrix}.$$

w_x et w_y sont les composantes du vecteur $\vec{w}$ sur $\vec{u}_x$ et $\vec{u}_y$. Ce sont les projections orthogonales de $\vec{w}$ sur les vecteurs $\vec{u}_x$ et $\vec{u}_y$. En particulier, le vecteur position $\overrightarrow{OM} = x\vec{u}_x + y\vec{u}_y$ est noté :

$$\overrightarrow{OM} = \begin{pmatrix} x \\ y \end{pmatrix}.$$

Le repérage cartésien est le plus naturel dans le cas des mouvements plans, mais il n'est pas toujours le plus pertinent. Il faut avoir à l'esprit le système de coordonnées polaires, notamment dans le cas des mouvements circulaires.

b) Coordonnées polaires

Description Le repérage polaire consiste à quadriller le même plan $\mathcal{P}$ à l'aide d'une grille centrée sur un point O du plan. Les points du plan sont alors repérés par leur distance à O et un angle mesuré par rapport à un axe fixe comme sur la figure 13.8.

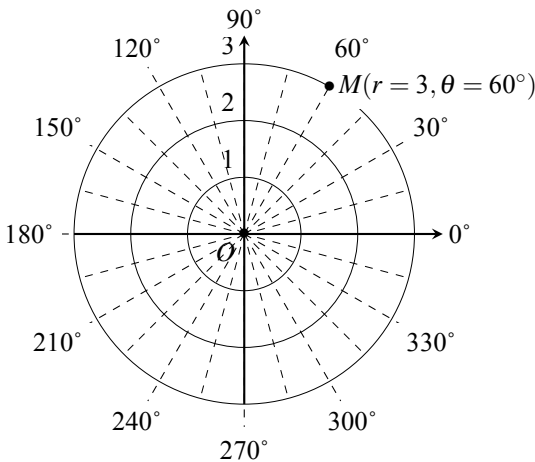


Figure 13.8 – Quadrillage du plan en coordonnées polaires. Le point M a pour coordonnées polaires $r = 3$ et $\theta = 60^\circ$.

Système de coordonnées : repérage d'un point du plan En général, on utilise le point O et le vecteur $\vec{u}_x$ des coordonnées cartésiennes pour définir la droite orientée (Ox) prise comme référence des angles. Le point M est repéré par ses coordonnées polaires r et θ où :

- θ est l'angle orienté que fait le vecteur $\overrightarrow{OM}$ avec le vecteur $\vec{u}_x$;
- r est la distance OM . C'est la norme du vecteur $\overrightarrow{OM}$: $r = ||\overrightarrow{OM}||$.

Un point M de coordonnées polaires r et θ est noté $M(r, \theta)$ et il faut avoir en tête que :

- par définition, r étant une distance, elle est à valeur positive ;

- pour décrire l'intégralité du plan, θ doit varier sur un intervalle de largeur 2π radians, le plus souvent $\theta \in [0; 2\pi[$.

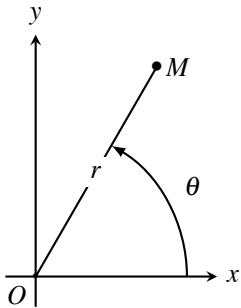


Figure 13.9 – Repérage d'un point M du plan en polaires.

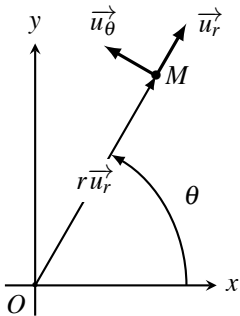


Figure 13.10 – Base polaire locale pour un point M du plan.

Base de projection : repérage d'un vecteur du plan On définit la **base de projection mobile** $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$ orthonormée directe adaptée aux coordonnées polaires de la manière suivante :

- $\vec{u}_r$ est un vecteur unitaire dont la direction et le sens sont ceux de $\vec{OM}$:

$$\vec{u}_r = \frac{\vec{OM}}{\|\vec{OM}\|};$$

- $\vec{u}_\theta$ est obtenu en faisant tourner $\vec{u}_r$ d'un angle de $\frac{\pi}{2}$ dans le sens direct.

Dans le plan (Oxy) , un point M de **coordonnées polaires** r et θ est noté $M(r, \theta)$. Le vecteur position s'écrit :

$$\vec{OM} = r\vec{u}_r,$$

où r est la distance OM .

La base de projection $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$ est définie pour une position donnée du point M . Elle est donc définie localement en tout point M et tourne pour que le vecteur $\vec{u}_r$ pointe toujours de O vers M . Pour ces raisons, la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$ est appelée **base locale** ou **base mobile**.

Remarque

Le lecteur attentif aura noté que la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$ est définie en un point M donné et que M doit être différent de O . Cependant, comme les vecteurs ne sont pas attachés à un point, ils sont parfois reportés de M à O pour améliorer la clarté des figures.

Pour un point M donné, le doublet $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$ forme une base mobile du plan $\mathcal{P}$. Tout vecteur $\vec{w}$ du plan peut s'écrire sous la forme :

$$\vec{w} = w_r\vec{u}_r + w_\theta\vec{u}_\theta \quad \text{noté} \quad \vec{w} = \begin{pmatrix} w_r \\ w_\theta \end{pmatrix}.$$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

- w_r est la composante du vecteur $\vec{w}$ sur $\vec{u}_r$ appelée **composante radiale** ;
 - w_θ est la composante du vecteur $\vec{w}$ sur $\vec{u}_\theta$ appelée **composante orthoradiale**.
- w_r et w_θ sont les projections orthogonales de $\vec{w}$ sur les vecteurs $\vec{u}_r$ et $\vec{u}_\theta$. En particulier, le vecteur position $\vec{OM} = r\vec{u}_r$ s'écrit :

$$\vec{OM} = \begin{pmatrix} r \\ 0 \end{pmatrix}.$$

 Il ne faut pas confondre les coordonnées du point M et les composantes du vecteur position. Ces deux notions mathématiques, qui coïncident en coordonnées cartésiennes, ne sont plus du tout les mêmes en coordonnées cylindriques.

3 Repérage d'un point dans l'espace

3.1 Repérage cartésien

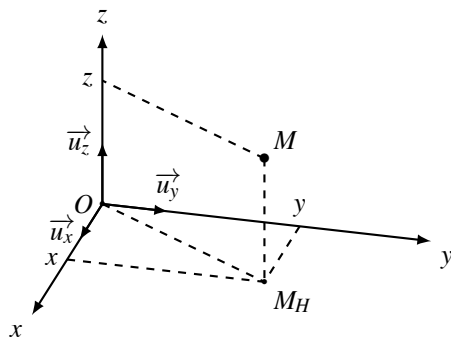


Figure 13.11 – Repérage d'un point M dans l'espace en coordonnées cartésiennes. Le projeté de M sur le plan (Oxy) noté M_H est repéré en coordonnées cartésiennes planes. M est alors à une « altitude » z de M_H selon l'axe (Oz) .

La définition des coordonnées cartésiennes utilisée dans le plan peut être étendue à un repérage dans l'espace à trois dimensions en rajoutant un axe (Oz) orienté orthogonal au plan (Oxy) . L'orientation de (Oz) est celle du vecteur $\vec{u}_z$ choisi pour que le triplet $(\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$ soit une base orthonormée directe (voir annexe mathématique). Le vecteur position $\vec{OM}$ vaut alors :

$$\vec{OM} = x\vec{u}_x + y\vec{u}_y + z\vec{u}_z \quad \text{noté} \quad \vec{OM} = \begin{pmatrix} x \\ y \\ z \end{pmatrix}.$$

3.2 Repérage cylindrique

La définition des coordonnées polaires utilisée dans le plan peut être étendue à un repérage dans l'espace à trois dimensions en rajoutant un axe (Oz) orthogonal au plan (Oxy) . On

obtient alors le **système de coordonnées cylindriques**. L'orientation de (Oz) est celle du vecteur $\vec{u}_z$ choisi pour que le triplet $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_z)$ soit une base orthonormée directe. Le vecteur position $\vec{OM}$ vaut alors :

$$\vec{OM} = r\vec{u}_r + z\vec{u}_z \quad \text{noté} \quad \vec{OM} = \begin{pmatrix} r \\ 0 \\ z \end{pmatrix}.$$

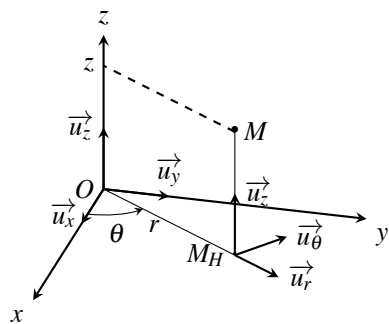


Figure 13.12 – Repérage d'un point M dans l'espace en coordonnées cylindriques. Le projeté de M sur le plan (Oxy) , noté M_H , est repéré en coordonnées polaires planes. M est alors à une « altitude » z de M_H selon le vecteur $\vec{u}_z$.

3.3 Repérage sphérique

Description Le repérage sphérique d'un point M consiste à repérer M par la distance OM , puis sa position sur la sphère de rayon OM par deux angles (voir figure 13.13). Comme il s'agit d'un repérage courant en géographie, le vocabulaire qui suit est emprunté aux géographes.

On appelle équateur le cercle marquant l'intersection de la sphère avec le plan (Oxy) et plan équatorial le plan de l'équateur. Un parallèle est un cercle de la sphère parallèle à l'équateur. On repère un parallèle par sa latitude.

L'axe (Oz) est l'axe Nord/Sud. Un méridien est un cercle qui contient l'axe Nord/Sud de la sphère. On repère un méridien par sa longitude. Un plan qui contient un méridien est un plan méridien. Il contient également l'axe Nord/Sud.

Le point M est situé à l'intersection d'un parallèle et d'un méridien. On le repère par sa longitude et sa latitude.

Système de coordonnées : repérage d'un point de l'espace En général, on utilise le méridien du plan (Oxz) des coordonnées cartésiennes comme référence des longitudes φ . On délaisse la latitude λ au profit de la co-latitude $\theta = \frac{\pi}{2} - \lambda$.

Le point M est repéré par ses coordonnées sphériques r, θ et φ où :

- r est la distance OM . C'est la norme du vecteur $\vec{OM}$: $r = ||\vec{OM}||$;

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

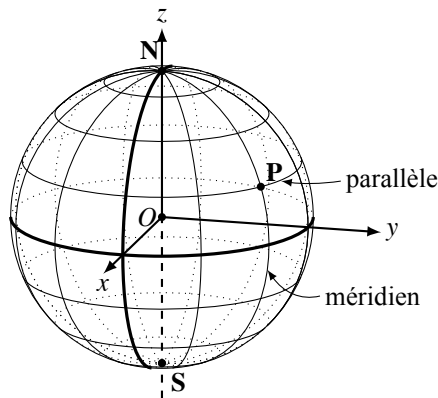


Figure 13.13 – Quadrillage d’une sphère de rayon OM en coordonnées sphériques. Les méridiens sont tracés tous les 30° de longitude. Les parallèles tracés ont pour des latitudes $\pm 15^\circ$, $\pm 45^\circ$, $\pm 75^\circ$. Le point M a pour coordonnées 60° de longitude et 15° de latitude.

- la longitude φ permet de repérer le plan méridien. C’est l’angle orienté que fait le plan méridien passant par M avec le plan méridien (Oxz) pris comme référence des longitudes ;
- la co-latitude θ permet de repérer le point M dans le plan méridien. C’est l’angle orienté que fait le vecteur $\overrightarrow{OM}$ avec le vecteur $\vec{u}_z$.

Un point M de coordonnées sphériques r , θ et φ est noté $M(r, \theta, \varphi)$ et il faut noter que :

- par définition, r étant une distance, elle est à valeur positive ;
- pour décrire l’intégralité de l’espace, θ doit varier sur l’intervalle $[0; \pi]$ et φ sur l’intervalle $[0; 2\pi[$.



Il faut veiller à toujours prendre $\theta \in [0; \pi]$ et $\varphi \in [0; 2\pi[$. On justifiera ce choix plus tard mais il faut dès à présent en avoir conscience pour éviter des problèmes de signe.

Base de projection : repérage d’un vecteur On définit la base mobile $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_\varphi)$ orthonormée directe adaptée aux coordonnées sphériques de la manière suivante :

- $\vec{u}_r$ est un vecteur unitaire dont la direction et le sens sont ceux de $\overrightarrow{OM}$: $\vec{u}_r = \frac{\overrightarrow{OM}}{\|\overrightarrow{OM}\|}$;
- $\vec{u}_\theta$ un vecteur unitaire du plan méridien orthogonal à $\vec{u}_r$ donc tangent au méridien passant par M et dirigé dans le sens où θ augmente ;
- $\vec{u}_\varphi$ un vecteur unitaire tel que la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_\varphi)$ soit orthonormée directe. $\vec{u}_\varphi$ est perpendiculaire au plan méridien. Il est tangent au parallèle passant par M .

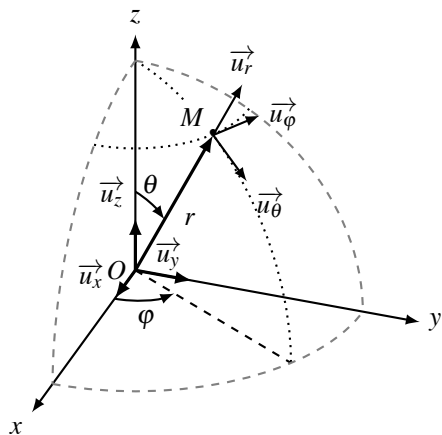


Figure 13.14 – Repérage d'un point M en coordonnées sphériques.

Un point M de l'espace de **coordonnées sphériques** r , θ et φ est noté $M(r, \theta, \varphi)$. Le vecteur position s'écrit :

$$\overrightarrow{OM} = r\overrightarrow{u_r},$$

où r est la distance OM .

La base de projection $(\overrightarrow{u_r}, \overrightarrow{u_\theta}, \overrightarrow{u_\varphi})$ est définie pour une position donnée du point M . Elle est définie localement en tout point M et tourne pour que le vecteur $\overrightarrow{u_r}$ pointe toujours de O vers M . Pour un point M donné, le triplet $(\overrightarrow{u_r}, \overrightarrow{u_\theta}, \overrightarrow{u_\varphi})$ forme une base mobile de l'espace. Tout vecteur $\overrightarrow{w}$ de l'espace peut s'écrire sous la forme :

$$\overrightarrow{w} = w_r\overrightarrow{u_r} + w_\theta\overrightarrow{u_\theta} + w_\varphi\overrightarrow{u_\varphi} \quad \text{noté} \quad \overrightarrow{w} = \begin{pmatrix} w_r \\ w_\theta \\ w_\varphi \end{pmatrix}.$$

w_r est la composante du vecteur $\overrightarrow{w}$ sur $\overrightarrow{u_r}$ appelée composante radiale. Les autres composantes n'ont pas de dénominations particulières.

w_r , w_θ et w_φ sont les projections orthogonales de $\overrightarrow{w}$ sur les vecteurs $\overrightarrow{u_r}$, $\overrightarrow{u_\theta}$ et $\overrightarrow{u_\varphi}$. En particulier, le vecteur position $\overrightarrow{OM} = r\overrightarrow{u_r}$ s'écrit :

$$\overrightarrow{OM} = \begin{pmatrix} r \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}.$$



Encore une fois en coordonnées sphériques, il ne faut pas confondre les coordonnées du point M et les composantes du vecteur position.

4 Cinématique du point

4.1 Notion de référentiel

a) Exemple introductif

On considère un observateur O_1 situé dans un train qui avance à vitesse uniforme sur des rails rectilignes. Un observateur O_2 est posté au bord des rails et voit le train passer de gauche à droite. L'observateur O_1 situé dans le train lâche une petite balle, qui rebondit à ses pieds et remonte dans sa main. Le mouvement est rectiligne (Figure 13.15). L'observateur O_2 observe le même mouvement. Il voit la balle suivre une trajectoire parabolique vers le bas puis parabolique vers le haut pour remonter dans la main de l'observateur O_1 (Figure 13.15). Le mouvement de la balle observé par les deux observateurs est différent. La description d'un même phénomène dépend de l'observateur. Pour pouvoir comparer les observations des deux observateurs, il faut impérativement qu'ils précisent le cadre spatio-temporel de leurs observations : ils doivent préciser le référentiel d'étude.

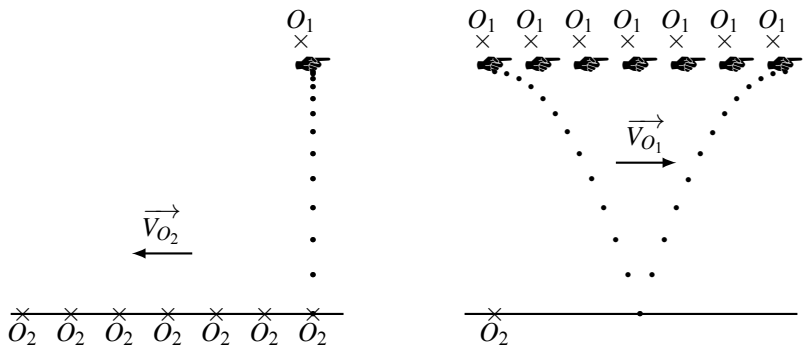


Figure 13.15 – À gauche, mouvement de la balle tel qu'observé par l'observateur O_1 .
À droite, mouvement de la balle tel qu'observé par l'observateur O_2 .

b) Définition

Le **référentiel** d'une étude mécanique est le cadre spatio-temporel de l'étude. Pour le définir, on a besoin de deux repères : un repère de temps et un repère d'espace.

Relativité du mouvement La description du mouvement du système dépend du référentiel dans lequel on l'étudie, on parle de relativité du mouvement. Pour une étude mécanique, il faut systématiquement préciser le référentiel d'étude.

Exemple

Pour fixer les idées, on va décrire les référentiels de l'exemple introductif.

Le référentiel $\mathcal{R}_1$ de l'observateur O_1 lié au train est caractérisé par un repère de temps et un repère d'espace fixe par rapport au train d'origine O_1 et d'axes dirigés vers l'avant

du wagon, vers sa gauche et vers le haut. L'observateur O_1 mesure le mouvement par rapport à ce référentiel $\mathcal{R}_1$. Dans ce référentiel, la vitesse initiale de la balle est nulle et son mouvement est rectiligne selon la verticale.

Le référentiel $\mathcal{R}_2$ de l'observateur O_2 lié au sol est caractérisé par un repère de temps et un repère d'espace fixe par rapport au sol d'origine O_2 et d'axes dirigés vers la droite de l'observateur, vers l'avant de l'observateur et vers le haut. L'observateur O_2 mesure le mouvement par rapport à ce référentiel $\mathcal{R}_2$. Dans ce référentiel, la balle a une vitesse initiale dirigée vers la droite et son mouvement est un mouvement parabolique.

c) Repère de temps

Pour dater un événement, on a besoin d'un repère de temps constitué :

- d'une mesure de temps définie par l'unité de durée : la seconde de symbole s ;
- d'une origine des temps.

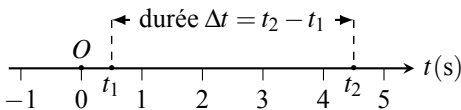


Figure 13.16 – Repérage d'un instant sur la flèche du temps.

On définit alors un vocabulaire scientifique précis sur cette flèche du temps :

- un instant est un point de la flèche du temps ;
- l'origine des dates est un instant particulier choisi comme instant zéro ;
- une date t repère la position d'un instant sur la flèche du temps. C'est la durée séparant l'origine des temps et cet instant. Une date est une grandeur algébrique : elle est positive si l'instant t est postérieur à l'instant initial et négative s'il est antérieur à l'instant initial.
- une durée $\Delta t = |t_2 - t_1|$ est la largeur d'un intervalle de temps séparant deux instants de dates t_1 et t_2 . Une durée est positive.

Remarque

L'origine des temps n'a pas de sens physique (seules les durées en ont) et peut être modifiée si nécessaire. La seconde est définie au niveau international par un traité diplomatique appelé *Convention du Mètre*. La définition de la seconde a varié dans l'histoire des sciences. Elle est actuellement définie à l'aide d'horloges atomiques.

d) Repère d'espace

Pour repérer un point dans l'espace, on a besoin d'un repère d'espace constitué :

- d'une mesure d'espace définie par l'unité de longueur : le mètre, de symbole m ;
- d'une origine d'espace : un point fixe dans le référentiel d'étude ;
- de trois directions orthogonales fixes repérées par 3 axes vu précédemment.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

Remarque

L'origine et l'unité de longueur sont arbitraires. L'origine n'a pas de sens physique et peut être modifiée si nécessaire. Le mètre est défini au niveau international par la *Convention du Mètre*. La définition du mètre a varié dans l'histoire des sciences. Il est actuellement défini à partir de la seconde et de la vitesse de la lumière. En effet, la vitesse de la lumière est une constante universelle fixée par convention à la valeur de $c = 299\,792\,458 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. Fixer l'unité de temps fixe automatiquement l'unité de longueur.

4.2 Vecteurs position, déplacement, vitesse et accélération

Soit O un point fixe du référentiel d'étude $\mathcal{R}$ et M un point mobile.

a) Vecteur position

Le vecteur $\overrightarrow{OM}$ est le vecteur position. Son évolution temporelle $\overrightarrow{OM}(t)$ est donnée par les **équations horaires** du mouvement.

La courbe décrite par le point M au cours du mouvement est la **trajectoire** du point M .

Remarque

La notion de temps n'est plus présente dans la notion de trajectoire.

b) Vecteur déplacement

On considère que le mobile M est situé au point $M(t)$ à l'instant t et au point $M(t + \Delta t)$ à l'instant $t + \Delta t$.

Entre t et $t + \Delta t$, M se déplace de $\Delta\overrightarrow{OM} = \overrightarrow{M(t)M(t + \Delta t)}$ appelé **vecteur déplacement**.



En physique, la notation Δf est utilisée pour parler de la différence entre la valeur finale f_{finale} et la valeur initiale f_{initiale} de f : $\Delta f = f_{\text{finale}} - f_{\text{initiale}}$.

Ici, le vecteur position $\overrightarrow{OM}$ évolue entre $\overrightarrow{OM}(t)$ (valeur initiale) et $\overrightarrow{OM}(t + \Delta t)$ (valeur finale) donc $\Delta\overrightarrow{OM} = \overrightarrow{OM}(t + \Delta t) - \overrightarrow{OM}(t) = \overrightarrow{M(t)M(t + \Delta t)}$.

c) Vecteur déplacement élémentaire

Lorsque la durée Δt devient très faible, on la note dt et on parle de durée élémentaire ou infinitésimale. Pendant cette durée dt , le mobile M passe du point $M(t)$ au point $M(t + dt)$.

Entre t et $t + dt$, M se déplace de $d\overrightarrow{OM} = \overrightarrow{M(t)M(t + dt)}$. C'est le **déplacement élémentaire** ou infinitésimal.

De part sa définition, le déplacement élémentaire est tangent à la trajectoire.

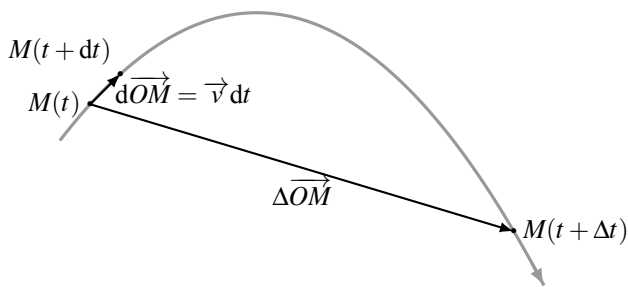


Figure 13.17 – Vecteurs déplacement et déplacement infinitésimal sur une trajectoire tracée en gris et décrite dans le sens de la flèche. Lorsque la durée Δt du déplacement devient infinitésimale et égale à dt , le déplacement $\Delta \vec{OM}$ devient infinitésimal et égal à $d\vec{OM}$, tangent en $M(t)$ à la trajectoire.

d) Vecteur vitesse

Le vecteur **vitesse moyenne** entre l’instant t et l’instant $t + \Delta t$ est défini par le rapport du vecteur déplacement à la durée de ce déplacement :

$$\langle \vec{v} \rangle = \frac{\Delta \vec{OM}}{\Delta t}.$$

Lorsque l’intervalle de temps devient infinitésimal, ce rapport devient le vecteur **vitesse instantanée** :

$$\vec{v}(t) = \frac{d\vec{OM}}{dt}.$$

C’est la dérivée du vecteur position $\vec{OM}$. La norme de ces vitesses se mesure en $\text{m}\cdot\text{s}^{-1}$.

e) Lien entre le déplacement élémentaire et la vitesse

La dérivée temporelle, en physique comme en mathématique, est la limite du taux de variation lorsque l’intervalle de temps entre deux mesures devient très petit. L’intervalle de temps dt et le déplacement élémentaire $d\vec{OM}$ ont un sens et une existence propre en physique. Ils correspondent à la notion de différentielle en mathématique.

Le vecteur déplacement élémentaire est la différentielle du vecteur position et s’exprime en fonction de la vitesse de la manière suivante :

$$d\vec{OM} = \vec{OM}(t + dt) - \vec{OM}(t) = \overrightarrow{M(t)M(t + dt)} = \vec{v} dt.$$

La vitesse est colinéaire au déplacement élémentaire. Elle est donc parallèle à la trajectoire.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

Remarque

La durée infinitésimale dt peut devenir aussi courte que l'on veut ; le déplacement infinitésimal également. On écrit alors :

$$d\overrightarrow{OM} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \Delta\overrightarrow{OM} \quad \text{et} \quad \overrightarrow{v} = \frac{d\overrightarrow{OM}}{dt} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{\Delta\overrightarrow{OM}}{\Delta t}.$$

Le vecteur vitesse est bien la dérivée temporelle du vecteur position.

f) Vecteur accélération

Le vecteur accélération moyenne entre l'instant t et un instant $t + \Delta t$ est défini par le rapport de la variation du vecteur vitesse à la durée Δt :

$$\langle \overrightarrow{a} \rangle = \frac{\overrightarrow{v}(t + \Delta t) - \overrightarrow{v}(t)}{\Delta t} = \frac{\Delta \overrightarrow{v}}{\Delta t}.$$

Lorsque l'intervalle de temps devient infinitésimal, ce rapport devient le vecteur accélération instantanée :

$$\overrightarrow{a} = \frac{d\overrightarrow{v}}{dt} = \frac{d^2\overrightarrow{OM}}{dt^2}.$$

La norme de ces accélérations se mesure en $\text{m} \cdot \text{s}^{-2}$.

5 Utilisation des différents systèmes de coordonnées

5.1 Coordonnées cartésiennes

a) Cas d'un mouvement plan

Dans un premier temps, on fait l'hypothèse que le mouvement est réalisé dans le plan (Oxy). On se place dans le référentiel $\mathcal{R}$ lié au repère d'espace fixe (Oxy). On utilise la base de projection ($\overrightarrow{u}_x, \overrightarrow{u}_y$) fixe dans $\mathcal{R}$ pour exprimer les vecteurs position, déplacement élémentaire, vitesse et accélération.

b) Vecteur position

L'expression du vecteur position a été déterminée précédemment pour un point $M(x, y)$. Le point M se déplace au cours du temps donc ses coordonnées x et y sont maintenant des fonctions du temps et :

$$\overrightarrow{OM} = x(t)\overrightarrow{u}_x + y(t)\overrightarrow{u}_y.$$

c) Déplacement élémentaire

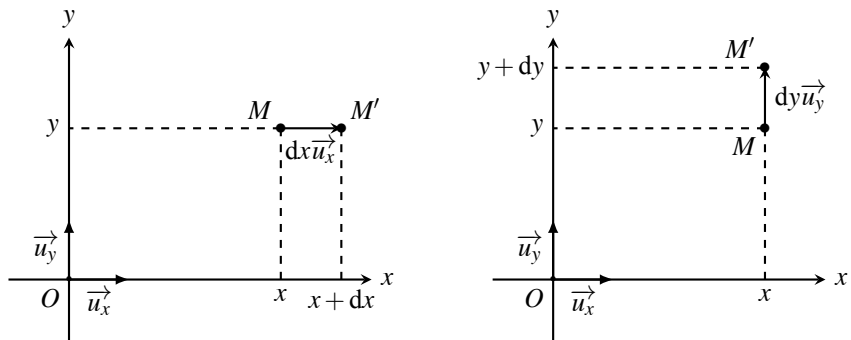


Figure 13.18 – Déplacement élémentaire en coordonnées cartésiennes. M' est tel que $\overrightarrow{MM'} = d\overrightarrow{OM}$. À gauche, x varie à y fixé ; à droite, y varie à x fixé.

Lorsque x varie de dx à y fixé, le déplacement a lieu selon le vecteur $\vec{u}_x$ et vaut $d\overrightarrow{OM} = dx\vec{u}_x$. Lorsque y varie de dy à x fixé, le déplacement a lieu selon le vecteur $\vec{u}_y$ et vaut $d\overrightarrow{OM} = dy\vec{u}_y$. Les coordonnées x et y étant indépendantes et la base $(\vec{u}_x, \vec{u}_y)$ orthonormée, on trouve le déplacement élémentaire dans le cas général où x et y varient simultanément en sommant ces deux expressions :

$$d\overrightarrow{OM} = dx\vec{u}_x + dy\vec{u}_y.$$

d) Vecteur vitesse

Le vecteur vitesse est égal au rapport du vecteur déplacement élémentaire à la durée élémentaire dt de ce déplacement :

$$\vec{v}(t) = \frac{d\overrightarrow{OM}}{dt} = \frac{dx}{dt}\vec{u}_x + \frac{dy}{dt}\vec{u}_y.$$

En notant $\dot{x}$ le rapport $\frac{dx}{dt}$ qui est également la dérivée temporelle de x , et $\dot{y} = \frac{dy}{dt}$, on obtient l'expression de la vitesse :

$$\vec{v}(t) = \dot{x}\vec{u}_x + \dot{y}\vec{u}_y.$$

Remarque

Cela revient à dériver le vecteur position terme à terme, en utilisant le fait que les vecteurs de la base $(\vec{u}_x, \vec{u}_y)$ sont fixes donc indépendants du temps.

e) Vecteur accélération

On continue alors la dérivation terme à terme de la vitesse pour trouver le vecteur accélération :

$$\vec{a}(t) = \frac{d\vec{v}}{dt} = \ddot{x}\vec{u}_x + \ddot{y}\vec{u}_y.$$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

f) Généralisation : mouvement dans l'espace repéré en cartésien

On peut généraliser l'analyse du mouvement pour un point M se déplaçant dans l'espace à trois dimensions en introduisant le point M_H , projeté orthogonal de M sur le plan (Oxy) . On obtient alors :

$$\overrightarrow{OM} = \overrightarrow{OM_H} + \overrightarrow{M_HM}.$$

Le point M_H est repéré en coordonnées cartésiennes dans le plan (Oxy) . Le point M est repéré sur l'axe orienté $(M_H, \vec{u}_z)$ par sa coordonnée z . On obtient alors les caractéristiques des mouvements de M par sommation des mouvement de M_H dans le plan (Oxy) et de M sur la droite $(M_H, \vec{u}_z)$.

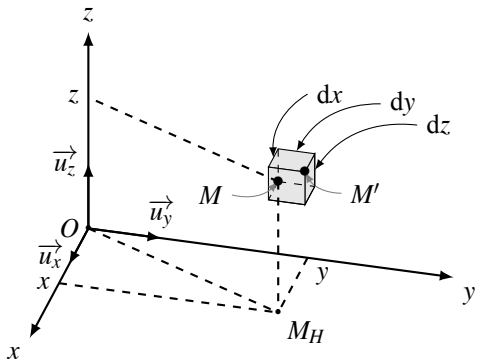


Figure 13.19 – Déplacement élémentaire en cartésiennes. M' est tel que $\overrightarrow{MM'} = d\overrightarrow{OM}$.

g) Bilan en repérage cartésien

Les vecteurs position, déplacement élémentaire, vitesse et accélération en coordonnées cartésiennes exprimés sur la base $(\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$ sont respectivement :

$$\overrightarrow{OM} = \begin{pmatrix} x \\ y \\ z \end{pmatrix} ; \quad d\overrightarrow{OM} = \begin{pmatrix} dx \\ dy \\ dz \end{pmatrix} ; \quad \vec{v} = \begin{pmatrix} \dot{x} \\ \dot{y} \\ \dot{z} \end{pmatrix} ; \quad \vec{a} = \begin{pmatrix} \ddot{x} \\ \ddot{y} \\ \ddot{z} \end{pmatrix}.$$

5.2 Coordonnées cylindro-polaire

a) Coordonnées polaires

Dans un premier temps, on fait l'hypothèse que le mouvement s'inscrit sur le plan (Oxy) . On se place dans le référentiel $\mathcal{R}$ lié au repère d'espace fixe (Oxy) . On utilise la base de projection $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$ mobile dans $\mathcal{R}$ pour exprimer les vecteurs position, déplacement élémentaire, vitesse et accélération du point M .

b) Vecteur position

L'expression du vecteur position a été déterminée précédemment pour un point $M(r, \theta)$. Le point M se déplace au cours du temps donc ses coordonnées r et θ sont maintenant des fonctions du temps. Le vecteur position s'écrit :

$$\overrightarrow{OM} = r(t)\overrightarrow{u_r}(t).$$



Une nouveauté intervient en coordonnées polaires : le vecteur $\overrightarrow{u_r}$ suit le point M au cours de son mouvement et évolue au cours du temps. $\overrightarrow{u_r}$ est donc une fonction du temps.

c) Déplacement élémentaire

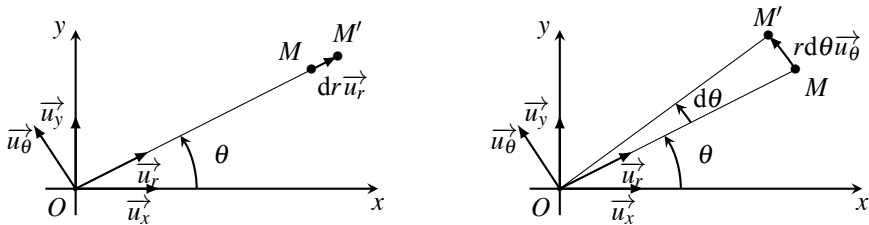


Figure 13.20 – Déplacement élémentaire en coordonnées polaires. M' est tel que $\overrightarrow{MM'} = d\overrightarrow{OM}$. À gauche, r varie à θ fixé ; à droite, θ varie à r fixé.

Lorsque r varie de dr à θ fixé, le déplacement a lieu selon le vecteur $\overrightarrow{u_r}$ et vaut : $d\overrightarrow{OM} = dr\overrightarrow{u_r}$. Lorsque θ varie de $d\theta$ à r fixé, le déplacement a lieu selon $\overrightarrow{u_\theta}$ et vaut : $d\overrightarrow{OM} = r d\theta \overrightarrow{u_\theta}$.

Les coordonnées r et θ étant indépendantes et la base $(\overrightarrow{u_r}, \overrightarrow{u_\theta})$ orthonormée, on trouve le déplacement élémentaire dans le cas général où r et θ varient simultanément en sommant ces deux expressions :

$$d\overrightarrow{OM} = dr\overrightarrow{u_r} + r d\theta \overrightarrow{u_\theta}.$$



L'orientation de l'angle θ et le choix du vecteur de base $\overrightarrow{u_\theta}$ sont liés. $\overrightarrow{u_\theta}$ est dirigé dans le sens où θ augmente. Il faut toujours le vérifier sur son schéma. Une erreur d'orientation entraîne automatiquement des erreurs de signe.

d) Vecteur vitesse

Le vecteur vitesse est égal au rapport du vecteur déplacement élémentaire à la durée élémentaire dt de ce déplacement :

$$\vec{v}(t) = \frac{d\overrightarrow{OM}}{dt} = \frac{dr}{dt}\overrightarrow{u_r} + r\frac{d\theta}{dt}\overrightarrow{u_\theta} = \dot{r}\overrightarrow{u_r} + r\dot{\theta}\overrightarrow{u_\theta}.$$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

Remarque

On peut également trouver le vecteur vitesse en dérivant le vecteur position par rapport au temps :

$$\vec{v}(t) = \frac{d\vec{OM}}{dt} = \frac{d(r(t)\vec{u}_r(t))}{dt} = \frac{dr}{dt}\vec{u}_r + r\frac{d\vec{u}_r}{dt}.$$

On peut alors conjecturer que la dérivée de $\vec{u}_r$ par rapport au temps vaut $\frac{d\vec{u}_r}{dt} = \dot{\theta}\vec{u}_\theta$.

e) Vecteur accélération

Pour trouver le vecteur accélération, on ne peut plus utiliser de méthode géométrique simple. On va donc dériver le vecteur vitesse par rapport au temps. Pour cela, on doit établir les expressions des dérivées temporelles de $\vec{u}_r$ et de $\vec{u}_\theta$.

Expression des vecteurs de la base mobile dans la base fixe On peut passer de la base de projection mobile à la base de projection fixe grâce aux figures de projection suivantes :

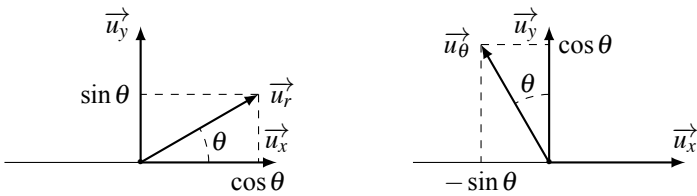


Figure 13.21 – Projection des vecteurs de la base mobile dans la base cartésienne fixe.

Cela permet de trouver l’expression des vecteurs $\vec{u}_r$ et $\vec{u}_\theta$ dans la base fixe $(\vec{u}_x, \vec{u}_y)$:

$$\vec{u}_r = \cos \theta \vec{u}_x + \sin \theta \vec{u}_y \quad \text{et} \quad \vec{u}_\theta = -\sin \theta \vec{u}_x + \cos \theta \vec{u}_y. \quad (13.1)$$



Il est conseillé de réaliser ces figures avec $0 < \theta < 90^\circ$ et θ nettement inférieur à 45° afin de distinguer nettement que $\cos \theta > \sin \theta > 0$. On peut alors vérifier que l’on ne s’est pas trompé ni sur les signes, ni sur le choix entre $\sin \theta$ et $\cos \theta$.

Dérivation des vecteurs de la base mobile Lorsque le point M se déplace au cours du temps, r et θ varient. On voit sur la figure 13.20 qu’une variation de r ne fait pas bouger la base mobile, tandis qu’une variation de θ fait tourner la base mobile d’un angle $d\theta$. Cette dépendance en θ de $\vec{u}_r$ et $\vec{u}_\theta$ se voit également dans leurs expressions dans la base cartésienne exprimées dans les équations (13.1).

Dans un premier temps, on dérive $\vec{u}_r$ et $\vec{u}_\theta$ par rapport à θ :

$$\begin{cases} \frac{d\vec{u}_r}{d\theta} = -\sin\theta \vec{u}_x + \cos\theta \vec{u}_y = \vec{u}_\theta \\ \frac{d\vec{u}_\theta}{d\theta} = -\cos\theta \vec{u}_x - \sin\theta \vec{u}_y = -\vec{u}_r \end{cases} \iff \begin{cases} d\vec{u}_r = d\theta \vec{u}_\theta \\ d\vec{u}_\theta = -d\theta \vec{u}_r. \end{cases}$$

On en déduit leurs dérivées par rapport au temps, qu'il faut absolument connaître :

$$\frac{d\vec{u}_r}{dt} = \dot{\theta} \vec{u}_\theta \quad \text{et} \quad \frac{d\vec{u}_\theta}{dt} = -\dot{\theta} \vec{u}_r.$$

Remarque

On retrouve bien $\frac{d\vec{u}_r}{dt} = \dot{\theta} \vec{u}_\theta$ que l'on avait conjecturé précédemment.

Calcul du vecteur accélération On trouve le vecteur accélération en dérivant le vecteur vitesse terme à terme :

$$\begin{aligned} \vec{a}(t) &= \frac{d\vec{v}}{dt} = \frac{d(\dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta)}{dt} = \frac{d\dot{r}}{dt} \vec{u}_r + \dot{r} \frac{d\vec{u}_r}{dt} + \frac{dr}{dt} \dot{\theta} \vec{u}_\theta + r \frac{d\dot{\theta}}{dt} \vec{u}_\theta + r\dot{\theta} \frac{d\vec{u}_\theta}{dt} \\ &= \ddot{r} \vec{u}_r + \dot{r}(\dot{\theta} \vec{u}_\theta) + \dot{r}\dot{\theta} \vec{u}_\theta + r\ddot{\theta} \vec{u}_\theta + r\dot{\theta}(-\dot{\theta} \vec{u}_r). \end{aligned}$$

Finalement :

$$\vec{a}(t) = (\ddot{r} - r\dot{\theta}^2) \vec{u}_r + (2\dot{r}\dot{\theta} + r\ddot{\theta}) \vec{u}_\theta.$$

f) Généralisation : mouvement à trois dimensions en coordonnées cylindriques

On peut généraliser l'analyse du mouvement pour un point M se déplaçant dans l'espace à trois dimensions en introduisant le point M_H , projeté orthogonal de M sur le plan (Oxy) . On obtient alors :

$$\vec{OM} = \vec{OM_H} + \vec{M_HM}.$$

Le point M_H est repéré en coordonnées polaires dans le plan (Oxy) . Le point M est repéré sur l'axe orienté $(M_H, \vec{u}_z)$ par sa coordonnée z . On obtient les caractéristiques du mouvement de M par sommation des mouvements de M_H dans le plan (Oxy) et de M sur la droite $(M_H, \vec{u}_z)$.

g) Bilan en repérage cylindro-polaire

Les vecteurs position, déplacement élémentaire, vitesse et accélération en coordonnées polaires exprimés sur la base mobile $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_z)$ sont respectivement

$$\vec{OM} = \begin{pmatrix} r \\ 0 \\ z \end{pmatrix} ; \quad d\vec{OM} = \begin{pmatrix} dr \\ r d\theta \\ dz \end{pmatrix} ; \quad \vec{v} = \begin{pmatrix} \dot{r} \\ r\dot{\theta} \\ \dot{z} \end{pmatrix} ; \quad \vec{a} = \begin{pmatrix} \ddot{r} - r\dot{\theta}^2 \\ 2\dot{r}\dot{\theta} + r\ddot{\theta} \\ \ddot{z} \end{pmatrix}.$$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

Par ailleurs, il faut retenir que

$$\begin{cases} \frac{d\vec{u}_r}{dt} = \dot{\theta}\vec{u}_\theta \\ \frac{d\vec{u}_\theta}{dt} = -\dot{\theta}\vec{u}_r. \end{cases}$$

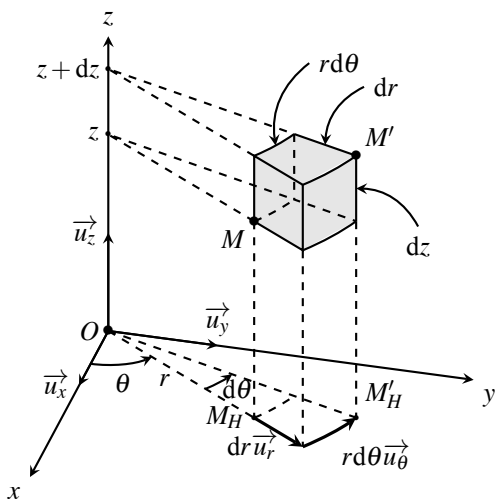


Figure 13.22 – Déplacement élémentaire en coordonnées cylindriques. M' est tel que $\overrightarrow{MM'} = d\overrightarrow{OM}$. Le déplacement de M est la somme du déplacement de M_H dans le plan (Oxy) repéré en polaire et du déplacement de M par rapport à M_H selon l'axe $(M_H, \vec{u}_z)$.

5.3 Coordonnées sphériques

a) Coordonnées sphériques

Le point M est repéré dans son mouvement à trois dimensions par ses coordonnées sphériques. On se place dans le référentiel $\mathcal{R}$ lié au repère d'espace fixe $(Oxyz)$. On utilise la base de projection $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_\varphi)$ mobile dans $\mathcal{R}$. L'expression de l'accélération est difficile à obtenir dans cette base et on se contentera ici d'exprimer les vecteurs position, déplacement élémentaire et vitesse du point M .

b) Vecteur position

L'expression du vecteur position a été déterminée précédemment pour un point $M(r, \theta, \varphi)$. Le point M se déplace au cours du temps donc ses coordonnées r , θ et φ sont des fonctions du temps. Le vecteur position s'écrit :

$$\overrightarrow{OM} = r(t)\vec{u}_r(t).$$

Le fait que θ et φ dépendent de temps implique que le vecteur $\vec{u}_r$ dépend du temps.

c) Déplacement élémentaire

On considère un point situé en M de coordonnées sphériques (r, θ, φ) à l’instant t et qui arrive en un point M' tel que $\overrightarrow{MM'} = d\overrightarrow{OM}$ de coordonnées $(r + dr, \theta + d\theta, \varphi + d\varphi)$ à l’instant $t + dt$. On note M_V la projection de M sur l’axe « vertical » (Oz).

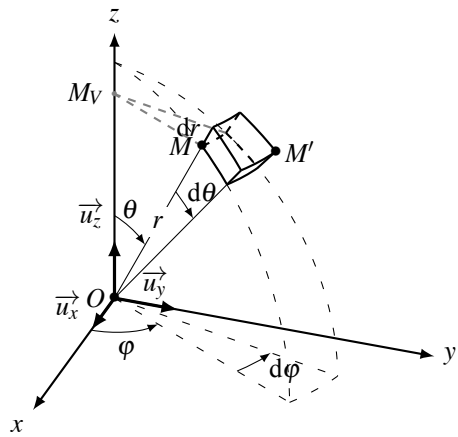


Figure 13.23 – Déplacement élémentaire en coordonnées sphériques.

Un déplacement à φ fixé correspond à un déplacement dans le plan méridien (voir figure 13.24) tandis qu’un déplacement à r et θ fixés correspond à un déplacement sur le parallèle passant par M (voir figure 13.25).

Lorsque r varie de dr à θ et φ fixés, le déplacement a lieu selon $\vec{u}_r$ et vaut :

$$d\overrightarrow{OM} = dr\vec{u}_r.$$

Lorsque θ varie de $d\theta$ à r et φ fixés, le déplacement a lieu selon $\vec{u}_\theta$ et vaut :

$$d\overrightarrow{OM} = r d\theta \vec{u}_\theta.$$

Lorsque φ varie de $d\varphi$, à r et θ fixés, le déplacement a lieu sur le parallèle passant par M de rayon $r \sin \theta$ et de centre M_V . Il se fait selon le vecteur $\vec{u}_\varphi$ et vaut :

$$d\overrightarrow{OM} = r \sin \theta d\varphi \vec{u}_\varphi.$$

Les coordonnées r , θ et φ étant indépendantes et la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_\varphi)$ orthonormée, on trouve le déplacement élémentaire dans le cas général où r , θ et φ varient simultanément en sommant ces trois expressions :

$$d\overrightarrow{OM} = dr\vec{u}_r + r d\theta \vec{u}_\theta + r \sin \theta d\varphi \vec{u}_\varphi.$$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

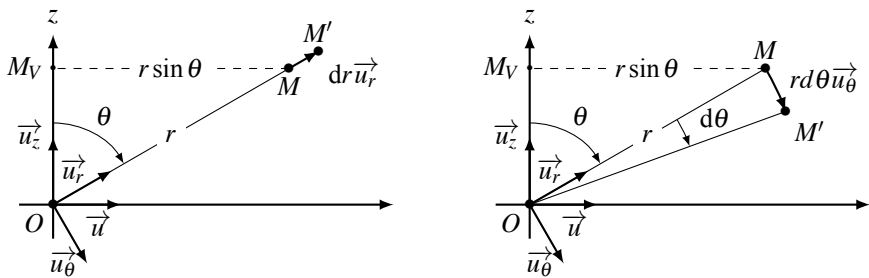


Figure 13.24 – Déplacement de M à φ fixé. M est repéré en polaires sur le plan méridien. À gauche, r varie à θ et φ fixés ; à droite, θ varie à r et φ fixés.

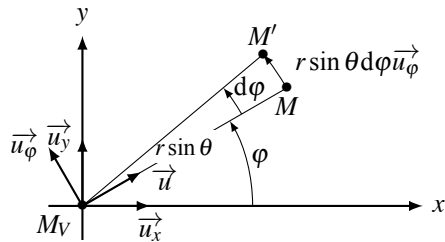


Figure 13.25 – Déplacement de M à r et θ fixés. Le déplacement a lieu sur le parallèle passant par M de rayon $M_V M = r \sin \theta$, où M_V est le projeté orthogonal de M sur (Oz) .

Remarque

Le rayon d'un cercle est une distance donc une grandeur positive. $\sin \theta$ doit donc garder des valeurs positives. Pour cela, en coordonnées sphériques, θ varie dans l'intervalle $[0, \pi]$. Par suite, pour décrire l'ensemble de l'espace, φ varie sur $[0, 2\pi[$.



L'orientation de l'angle θ et le choix du vecteur $\vec{u}_\theta$ sont liés. $\vec{u}_\theta$ est dirigé dans le sens où θ augmente. De même, l'orientation de φ et le choix du vecteur $\vec{u}_\varphi$ sont liés. $\vec{u}_\varphi$ est dirigé dans le sens où φ augmente.

d) Vecteur vitesse

Le vecteur vitesse est égal au rapport du vecteur déplacement élémentaire à la durée élémentaire dt de ce déplacement :

$$\vec{v}(t) = \frac{d\vec{OM}}{dt} = \frac{dr}{dt} \vec{u}_r + r \frac{d\theta}{dt} \vec{u}_\theta + r \sin \theta \frac{d\varphi}{dt} \vec{u}_\varphi.$$

On obtient alors l'expression du vecteur vitesse :

$$\vec{v}(t) = \dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta + r\sin\theta\dot{\phi}\vec{u}_\phi.$$

6 Études de mouvements en coordonnées cartésiennes

6.1 Mouvements rectilignes

a) Mouvement rectiligne et uniforme

Exemple

Un train se déplaçant à vitesse constante sur des rails rectilignes suit un mouvement rectiligne et uniforme par rapport au sol.

On considère un point M en mouvement rectiligne et uniforme de vecteur vitesse $\vec{v}_0$ constant dans le référentiel $\mathcal{R}$. Le mouvement s'inscrit sur une droite fixe $\mathcal{D}$ qui contient forcément $\vec{v}_0$.

Choix du repère Le mouvement de M est rectiligne. On repère M sur une droite comme décrit au paragraphe 2.2. On choisit l'origine O du repère sur la droite $\mathcal{D}$ et le vecteur unitaire $\vec{u}_x$ sur cette droite. En général, on s'arrange pour que $\vec{u}_x$ soit dans le sens de $\vec{v}_0$ et on projette tous les vecteurs du problème sur $\vec{u}_x$. Le mouvement de M est entièrement paramétré par son abscisse $x(t)$ que l'on doit rechercher. C'est l'équation horaire du mouvement.

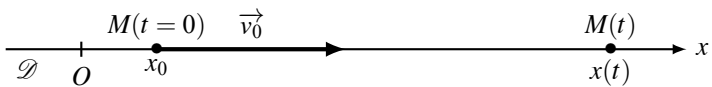


Figure 13.26 – Mouvement rectiligne.

Équation horaire du mouvement Les vecteurs position, vitesse et accélération sont *a priori* de la forme :

$$\vec{OM} = x\vec{u}_x \quad ; \quad \vec{v} = \dot{x}\vec{u}_x \quad ; \quad \vec{a} = \ddot{x}\vec{u}_x.$$

Le mouvement de M est uniforme. Cela signifie qu'il se fait à norme de la vitesse constante. Cela implique que $\dot{x} = v_0$ à tout instant puis $\ddot{x} = 0$.

L'intégration de l'équation $\dot{x} = v_0$ donne l'équation horaire du mouvement :

$$x = v_0 t + x_0.$$

Dans cette équation, x_0 est une constante d'intégration qui s'interprète comme la coordonnée du point M à l'instant $t = 0$ puisque : $x(t = 0) = x_0$.

Bilan pour un mouvement rectiligne et uniforme d'axe (Ox)

$$\vec{a} = \vec{0} \quad ; \quad \vec{v} = v_0\vec{u}_x \quad ; \quad \vec{OM} = (v_0 t + x_0)\vec{u}_x.$$

Un mouvement rectiligne et uniforme est un mouvement à vecteur accélération nul : $\vec{a} = \vec{0}$ et à vecteur vitesse constant $\vec{v} = \vec{v}_0 = v_0\vec{u}_x$. L'abscisse x est une fonction affine du temps.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

b) Mouvement rectiligne uniformément varié

Exemple

L'exemple type de mouvement rectiligne uniformément varié dans le référentiel terrestre est le mouvement d'un point en chute libre dans le vide. Ce mouvement est illustré sur la figure 13.2.

On considère un point M en mouvement rectiligne dont le mouvement s'inscrit sur la droite fixe $\mathcal{D}$ dans le référentiel $\mathcal{R}$. Le mouvement est uniformément varié, cela signifie que la norme de sa vitesse est une fonction affine du temps.

Choix du repère Le repère choisi est identique au précédent ; la base de projection également. Le mouvement de M est entièrement paramétré par son abscisse $x(t)$.

Équation horaire du mouvement Les vecteurs position, vitesse et accélération sont *a priori* de la forme :

$$\overrightarrow{OM} = x\vec{u}_x \quad ; \quad \vec{v} = \dot{x}\vec{u}_x \quad ; \quad \vec{a} = \ddot{x}\vec{u}_x.$$

La vitesse est une fonction affine du temps. Elle s'écrit donc :

$$\dot{x} = a_0 t + v_0,$$

où v_0 est la composante de la vitesse du point M selon $\vec{u}_x$ à l'instant $t = 0$.

En dérivant cette expression, on déduit que le vecteur accélération est nécessairement constant et égal à :

$$\vec{a} = a_0 \vec{u}_x.$$

a_0 est la valeur algébrique de l'accélération.

L'intégration de l'équation $\dot{x} = a_0 t + v_0$ donne l'équation horaire du mouvement :

$$x = a_0 \frac{t^2}{2} + v_0 t + x_0.$$

Dans cette équation, x_0 est une constante d'intégration qui s'interprète comme l'abscisse du point M à l'instant $t = 0$ puisque $x(t = 0) = x_0$.

Bilan pour un mouvement rectiligne uniformément varié d'axe (Ox)

$$\vec{a} = a_0 \vec{u}_x \quad ; \quad \vec{v} = (a_0 t + v_0) \vec{u}_x \quad ; \quad \overrightarrow{OM} = \left(a_0 \frac{t^2}{2} + v_0 t + x_0 \right) \vec{u}_x.$$

Selon les signes de v_0 et a_0 , donc selon les orientations de $\vec{v}_0$ et $\vec{a}_0$, on a deux types de mouvements possibles :

- si $v_0 > 0$ et $a_0 > 0$, le vecteur vitesse initiale et le vecteur accélération sont de même sens. La norme de la vitesse est une fonction affine croissante du temps. Les équations horaires décrivent un **mouvement rectiligne et uniformément accéléré**. Cette situation correspond à un mobile que l'on lance verticalement vers le bas dans le référentiel terrestre, avec un axe (Ox) orienté vers le bas.

- si $v_0 < 0$ et $a_0 > 0$, le vecteur vitesse initiale et le vecteur accélération sont de sens opposés. Le mouvement se déroule en deux phases : la norme de la vitesse commence par diminuer (le mouvement est alors uniformément décéléré), s'annule (le mobile atteint un point extrême), puis recommence à augmenter (le mobile a rebroussé chemin et suit un mouvement rectiligne et uniformément accéléré). Cette situation correspond à un mobile que l'on lance verticalement vers le haut dans le référentiel terrestre, avec un axe (Ox) orienté vers le bas.

Remarque

Lors de l'étude générale d'un mouvement rectiligne, l'accélération n'est pas constante et il faut l'intégrer deux fois pour obtenir l'expression de l'abscisse $x(t)$ du mouvement. Cela fait apparaître deux constantes d'intégration :

- la position de M à l'instant $t = 0$: $x(t = 0)$;
- la vitesse de M à l'instant $t = 0$: $\dot{x}(t = 0)$.

Ce sont les conditions initiales du mouvement.

6.2 Mouvements à vecteur accélération constante

Exemple

Sur Terre, les corps lancés dans le vide suivent un mouvement à vecteur accélération constante $\vec{a} = \vec{g}$ où $\vec{g}$ est l'accélération de la pesanteur. Ce type de mouvement a été présenté sur les chronophotographies du paragraphe 2.1. Selon la vitesse initiale $\vec{v}_0$, deux cas sont à envisager :

- un mouvement rectiligne dont un exemple est donné sur la figure 13.2 ;
- un mouvement parabolique dont un exemple est donné sur la figure 13.3.

On considère un point M dont le vecteur accélération est constant et égal à $\vec{a} = \vec{g}$ avec $\vec{g}$ indépendant du temps. On obtient $\vec{v}$ par intégration par rapport au temps :

$$\vec{v} = \vec{v}_0 + \vec{g}t,$$

où $\vec{v}_0$ est la vitesse de M à l'instant $t = 0$. On obtient la position en intégrant une nouvelle fois :

$$\vec{OM} = \vec{OM}_0 + \vec{v}_0 t + \frac{1}{2} \vec{g} t^2.$$

Choix de l'origine du repère On choisit pour origine du repère la position du point M à l'instant $t = 0$ de sorte que $\vec{OM}_0$ est égal à $\vec{0}$ et on obtient :

$$\vec{OM} = \vec{v}_0 t + \frac{1}{2} \vec{g} t^2.$$

On peut alors tracer la trajectoire de M comme sur la figure 13.27.

Le mouvement est toujours plan et on peut le décomposer en un mouvement rectiligne et uniforme à la vitesse $\vec{v}_0$ et un mouvement rectiligne uniformément accéléré parallèle à $\vec{g}$.

Le mouvement est manifestement plan et on a deux possibilités :

- $\vec{v}_0 \parallel \vec{g}$ ou $\vec{v}_0 = \vec{0}$ et le mouvement est rectiligne selon la droite $(O, \vec{g})$;

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

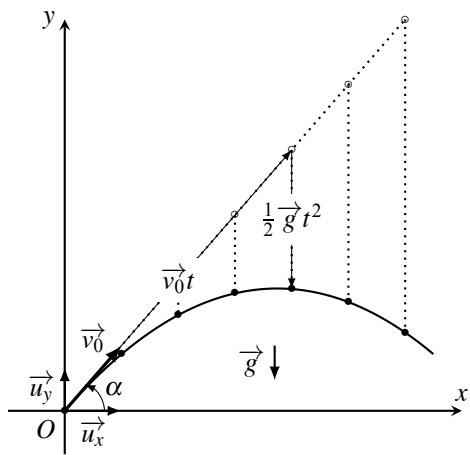


Figure 13.27 – Mouvement à accélération constante.

- $\vec{v}_0$ n'est pas parallèle à $\vec{g}$ et le mouvement est parabolique.
Par la suite, on n'envisage que ce deuxième cas.

Choix du repère Le mouvement est plan. On choisit le repérage cartésien décrit au paragraphe 5.1 avec (Oy) parallèle à $\vec{g}$. On peut alors projeter tous les vecteurs sur la base de projection $(\vec{u}_x, \vec{u}_y)$. Or $\vec{g} = -g\vec{u}_y$ et $\vec{v}_0 = v_0 \cos \alpha \vec{u}_x + v_0 \sin \alpha \vec{u}_y$, on trouve alors :

$$\vec{a} = \begin{pmatrix} \ddot{x} = 0 \\ \ddot{y} = -g \end{pmatrix} ; \vec{v} = \begin{pmatrix} \dot{x} = v_0 \cos \alpha \\ \dot{y} = -gt + v_0 \sin \alpha \end{pmatrix} ; \overrightarrow{OM} = \begin{pmatrix} x = v_0 \cos \alpha t \\ y = -\frac{1}{2}gt^2 + v_0 \sin \alpha t. \end{pmatrix}$$

Les équations horaires du mouvements sont donc :

$$\begin{cases} x = v_0 \cos \alpha t \\ y = -\frac{1}{2}gt^2 + v_0 \sin \alpha t. \end{cases} \quad (13.2)$$

On obtient l'équation de la trajectoire de M en éliminant t entre les deux équations. Par hypothèse, $\vec{v}_0$ n'est pas parallèle à $\vec{g}$, de sorte que $\cos \alpha \neq 0$. On tire $t = \frac{x}{v_0 \cos \alpha}$ de la première équation et on l'injecte dans la deuxième :

$$y = -\frac{1}{2} \frac{g}{v_0^2 \cos^2 \alpha} x^2 + \tan \alpha x.$$

L'équation obtenue est celle d'une parabole : la trajectoire est parabolique.

Remarque

- Le mouvement rectiligne uniforme est un cas particulier du mouvement à accélération constante tel que $\vec{a} = \vec{0}$. On retrouve ses équations horaires à partir des

équations (13.2) en choisissant $\vec{u}_x$ parallèle à $\vec{v}_0$ puis en posant $g = 0$ et $\alpha = 0$.

- Le mouvement rectiligne et uniformément varié est un cas particulier du mouvement d'accélération constante pour lequel $\vec{v}_0$ et $\vec{g}$ ont même direction. On retrouve les équations horaires correspondantes à partir des équations (13.2) en posant $\alpha = \pm \frac{\pi}{2}$ et $g = -a_0$. Le mouvement s'inscrit alors sur la droite (Oy) .

6.3 Mouvement rectiligne sinusoïdal : mouvement harmonique

Un mouvement rectiligne d'axe (Ox) tel que la coordonnée x du point M vérifie :

$$x(t) = X_m \cos(\omega_0 t + \varphi_0),$$

est appelé mouvement rectiligne sinusoïdal. Ce mouvement a été étudié en détail lors de l'étude de l'oscillateur harmonique.

Du point de vue cinématique, on remarque que la vitesse $\vec{v} = \dot{x}\vec{u}_x$ est telle que :

$$\dot{x}(t) = -\omega_0 X_m \sin(\omega_0 t + \varphi_0) = \omega_0 X_m \cos\left(\omega_0 t + \varphi_0 + \frac{\pi}{2}\right).$$

De même, l'accélération $\vec{a} = \ddot{x}\vec{u}_x$ vaut :

$$\ddot{x}(t) = -\omega_0^2 X_m \cos(\omega_0 t + \varphi_0) = \omega_0^2 X_m \cos(\omega_0 t + \varphi_0 + \pi).$$

La vitesse est donc en avance de phase de $\frac{\pi}{2}$ avec la position (quadrature avance) et l'accélération en avance de phase de π (opposition de phase).

À l'instant initial, la position vaut $x(t=0) = X_m \cos \varphi_0$ et la vitesse $\dot{x}(t=0) = -\omega_0 \sin \varphi_0$.

L'abscisse $x(t)$ est maximale à l'instant t_0 tel que $\omega_0 t_0 + \varphi_0 = 0$ soit $t_0 = -\frac{\varphi_0}{\omega_0}$.

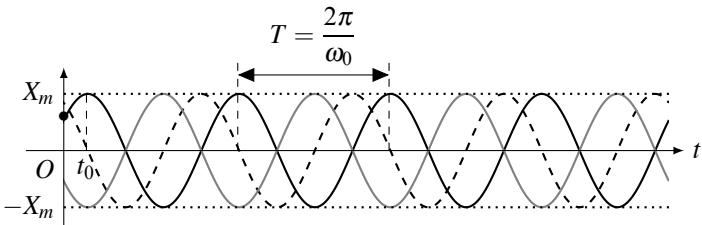


Figure 13.28 – Position, vitesse et accélération en fonction du temps lors d'un mouvement harmonique. $x(t)$ est en trait plein noir, $\frac{\dot{x}(t)}{\omega_0}$ en pointillés noirs et $\frac{\ddot{x}(t)}{\omega_0^2}$ en trait plein gris. $\dot{x}$ est en avance et en quadrature de phase par rapport à x ; $\ddot{x}$ est en opposition de phase avec x .

La caractéristique cinématique principale des mouvements harmoniques est que l'accélération $\ddot{x}$ et la position x sont reliées par une équation différentielle linéaire du deuxième ordre du type :

$$\ddot{x} + \omega_0^2 x = 0.$$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

7 Mouvements circulaires

7.1 Mouvement circulaire et uniforme

Exemple

Le mouvement d’un corps posé sur un plateau tournant à vitesse angulaire constante est un mouvement circulaire et uniforme. Un exemple en est montré sur la figure 13.4 du paragraphe 2.1.

On considère un point M en mouvement circulaire et uniforme dans le référentiel $\mathcal{R}$. Le mouvement est réalisé sur un cercle $\mathcal{C}$ de centre C et de rayon R parcouru à vitesse constante (en norme).

Choix du repère Le mouvement de M est circulaire, il s’effectue donc dans un plan $\mathcal{P}$. On utilise le repérage polaire décrit au paragraphe 5.2 en choisissant le centre C du cercle $\mathcal{C}$ comme origine O du repère du plan et (Ox) un diamètre du cercle comme origine des angles. Tous les vecteurs du problème vont être projetés sur la base polaire mobile $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$. Le mouvement de M étant inscrit sur un cercle de rayon R , la distance de M à l’origine O du repère est fixée à $r = R$. Le mouvement de M est entièrement paramétré par l’angle polaire $\theta(t)$ que l’on doit rechercher. C’est l’équation horaire du mouvement.

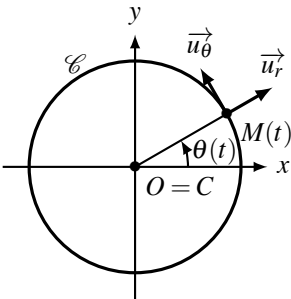


Figure 13.29 – Mouvement circulaire.

Équation horaire du mouvement Le vecteur position vaut :

$$\overrightarrow{OM} = R\vec{u}_r.$$

En utilisant le fait que R est constant et que $\frac{d\vec{u}_r}{dt} = \dot{\theta}\vec{u}_\theta$, on dérive $\overrightarrow{OM}$ pour trouver :

$$\vec{v} = R\dot{\theta}\vec{u}_\theta. \tag{13.3}$$

$\dot{\theta}$ est appelée la **vitesse angulaire** de M . De même $\ddot{\theta}$ est appelée **accélération angulaire**. Le mouvement de M est uniforme. Cela signifie qu’il se fait à norme de la vitesse constante. L’équation (13.3) montre que la vitesse est orthoradiale. Étant donné qu’elle est également

de norme constante, on peut l'écrire :

$$\vec{v} = v_0 \vec{u}_\theta.$$

Cela implique que $R\dot{\theta} = v_0$ est constante. La vitesse angulaire est constante et égale à $\dot{\theta} = \frac{v_0}{R}$.

On la note souvent ω_0 : $\dot{\theta} = \omega_0 = \frac{v_0}{R}$. La dérivation de cette relation montre que l'accélération angulaire est nulle : $\ddot{\theta} = 0$.

Son intégration permet de trouver l'équation horaire du mouvement :

$$\theta = \omega_0 t + \theta_0 = \frac{v_0}{R} t + \theta_0.$$

Dans cette équation, θ_0 est une constante d'intégration qui s'interprète comme la position angulaire de M à l'instant initial. Il faut remarquer que la norme de la vitesse vaut $|v_0|$ et que le signe de v_0 ou de ω_0 donne le sens de parcourt de la trajectoire circulaire :

- si $v_0 > 0$, la trajectoire est décrite dans le sens direct ;
- si $v_0 < 0$, la trajectoire est décrite dans le sens indirect.

Bilan pour un mouvement circulaire et uniforme

$$\overrightarrow{OM} = R\vec{u}_r \quad ; \quad \vec{v} = R\omega_0\vec{u}_\theta = v_0\vec{u}_\theta \quad ; \quad \vec{a} = -R\dot{\theta}^2\vec{u}_r = -\frac{v_0^2}{R}\vec{u}_r.$$

Un mouvement circulaire et uniforme est un mouvement à accélération angulaire nulle : $\ddot{\theta} = 0$ et à vitesse angulaire constante $\dot{\theta} = \omega_0$. L'angle polaire θ est une fonction affine du temps.

La norme de la vitesse est constante et égale à $|v_0|$ mais le vecteur vitesse n'est pas constant puisque sa direction tourne au cours du temps. L'accélération n'est donc pas nulle. Elle est radiale, centripète¹ et de norme v_0^2/R .

7.2 Généralisation : mouvement circulaire quelconque

On considère un point M en mouvement circulaire dans le référentiel $\mathcal{R}$. Le mouvement est réalisé sur un cercle $\mathcal{C}$ de centre C et de rayon R .

Choix du repère Le mouvement de M est circulaire. On utilise le même repérage polaire que précédemment et la même base polaire de projection $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$.

Le mouvement de M étant effectué sur un cercle de rayon R , il est à nouveau entièrement paramétré par l'angle polaire $\theta(t)$ que l'on doit rechercher.

Position, vitesse et accélération Les vecteur position et vitesse sont inchangés par rapport au mouvement circulaire et uniforme :

$$\overrightarrow{OM} = R\vec{u}_r \quad ; \quad \vec{v} = R\dot{\theta}\vec{u}_\theta.$$

1. Un vecteur radial centripète est dirigé vers le centre de rotation O . Il est selon $-\vec{u}_r$. Un vecteur radial centrifuge fuit le centre de rotation O . Il est selon $+\vec{u}_r$.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

On dérive la vitesse pour trouver l'accélération en faisant attention à $\dot{\theta}$ qui varie dans le temps :

$$\begin{aligned}\vec{a} &= R\dot{\theta}\frac{d\vec{u}_{\theta}}{dt} + R\frac{d\dot{\theta}}{dt}\vec{u}_{\theta} = R\dot{\theta}(-\dot{\theta}\vec{u}_r) + R\ddot{\theta}\vec{u}_{\theta} \\ &= -R\dot{\theta}^2\vec{u}_r + R\ddot{\theta}\vec{u}_{\theta}.\end{aligned}$$

Comme dans le cas du mouvement circulaire et uniforme, $R\dot{\theta}^2 = \frac{v^2}{R}$. Par ailleurs, si l'on note $v(t) = R\dot{\theta}$, on obtient $R\ddot{\theta} = \frac{dv}{dt}$ et on en déduit :

$$\vec{a} = -R\dot{\theta}^2\vec{u}_r + R\ddot{\theta}\vec{u}_{\theta} = -\frac{v^2}{R}\vec{u}_r + \frac{dv}{dt}\vec{u}_{\theta}.$$

On remarque que :

- l'accélération radiale centripète de norme $\frac{v^2}{R}$ est perpendiculaire à la trajectoire et dirigée vers le centre du cercle. Elle est liée au fait que la trajectoire est courbe ;
- l'accélération orthoradiale $R\ddot{\theta} = \frac{dv}{dt}$ est parallèle à la vitesse. Elle est liée aux variations de la norme de la vitesse.

Remarque

Le mouvement étant entièrement paramétré par la coordonnée $\theta(t)$, on trouve l'équation horaire du mouvement en intégrant deux fois l'accélération angulaire $\ddot{\theta}(t)$ par rapport au temps. On voit apparaître deux constantes d'intégration :

- la position angulaire de M à l'instant $t = 0$: $\theta(t = 0)$;
- la vitesse angulaire de M à l'instant $t = 0$: $\dot{\theta}(t = 0)$.

Ce sont les conditions initiales du mouvement.

Bilan pour un mouvement circulaire quelconque

$$\begin{cases} \vec{OM} &= R\vec{u}_r \\ \vec{v} &= R\dot{\theta}\vec{u}_{\theta} = v(t)\vec{u}_{\theta} \\ \vec{a} &= -R\dot{\theta}^2\vec{u}_r + R\ddot{\theta}\vec{u}_{\theta} = -\frac{v^2}{R}\vec{u}_r + \frac{dv}{dt}\vec{u}_{\theta}. \end{cases}$$

8 Interprétation du vecteur accélération

8.1 Le vecteur vitesse et sa norme

Dans le langage courant, la « vitesse » est la grandeur affichée au compteur d'une voiture. Il s'agit en fait de la norme du vecteur vitesse. Le vocabulaire courant est donc souvent lié à cette norme notée v dans ce qui suit.



En physique, la vitesse désigne le vecteur vitesse et on précise lorsque l'on parle de sa norme. Le langage courant et le langage du physicien ne sont donc pas exactement identiques.

8.2 Vecteur accélération et variation de la norme de la vitesse

a) Mouvement uniforme, accéléré ou décéléré

Un mouvement est **uniforme** si la norme du vecteur vitesse est constante :

$$\text{Mouvement uniforme} \iff v = \text{constante} \iff \frac{dv}{dt} = 0.$$

Un mouvement est **accéléré** si la norme du vecteur vitesse augmente :

$$\text{Mouvement accéléré} \iff v \nearrow \iff \frac{dv}{dt} > 0.$$

Un mouvement est **décéléré** si la norme du vecteur vitesse diminue :

$$\text{Mouvement décéléré} \iff v \searrow \iff \frac{dv}{dt} < 0.$$

Si la variation de la norme de la vitesse est indépendante du temps, $\frac{dv}{dt}$ est une constante non nulle et le mouvement est uniformément varié. v est alors une fonction affine du temps.

Le mouvement est **uniformément accéléré** si la norme de la vitesse augmente proportionnellement au temps, c'est-à-dire $v = at + b$ avec $a > 0$ et $b > 0$.

Le mouvement est **uniformément décéléré** si la norme de la vitesse diminue proportionnellement au temps, c'est-à-dire $v = at + b$ avec $a < 0$ et $b > 0$.

b) Lien avec le vecteur accélération

Cas d'un mouvement rectiligne On se place dans le cas d'un mouvement rectiligne d'axe (Ox) . Les vecteurs vitesse et accélération sont colinéaires et s'écrivent $\vec{v} = \dot{x}\vec{u}_x$ et $\vec{a} = \ddot{x}\vec{u}_x$.

Pour analyser la situation, on suppose que $\dot{x} > 0$. Dans ce cas :

- si $\ddot{x} = 0$ à tout instant, $\dot{x}$ reste constant. Le mouvement du mobile est uniforme ;
- si $\ddot{x} > 0$, $\vec{v}$ et $\vec{a}$ sont de même sens et $\dot{x}$ augmente. Le mouvement est accéléré ;
- si $\ddot{x} < 0$, $\vec{v}$ et $\vec{a}$ sont de sens opposés et $\dot{x}$ diminue. Le mouvement est décéléré.

On peut généraliser à l'aide du schéma ci-dessous pour un mouvement rectiligne :

- le mouvement est uniforme si $\vec{a} = \vec{0}$ à tout instant ;
- le mouvement est accéléré si $\vec{a}$ et $\vec{v}$ sont dans le même sens ;
- le mouvement est décéléré si $\vec{a}$ et $\vec{v}$ sont de sens opposés.

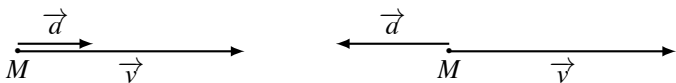


Figure 13.30 – À gauche, $\vec{a}$ et $\vec{v}$ sont dans le même sens, le mouvement rectiligne est accéléré. À droite, $\vec{a}$ et $\vec{v}$ sont de sens opposés, le mouvement rectiligne est décéléré.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

Cas d'un mouvement quelconque L'analyse précédente reste bonne mais il ne faut pas considérer l'accélération $\vec{a}$ dans son entier mais uniquement sa projection $\vec{a}_{\parallel}$ sur la trajectoire donc sur le vecteur vitesse $\vec{v}$:

- le mouvement est uniforme si $\vec{a}_{\parallel} = \vec{0}$ à tout instant donc si l'accélération est perpendiculaire à la trajectoire à tout instant ;
- le mouvement est accéléré si $\vec{a}_{\parallel}$ et $\vec{v}$ sont dans le même sens ;
- le mouvement est décéléré si $\vec{a}_{\parallel}$ et $\vec{v}$ sont de sens opposés.

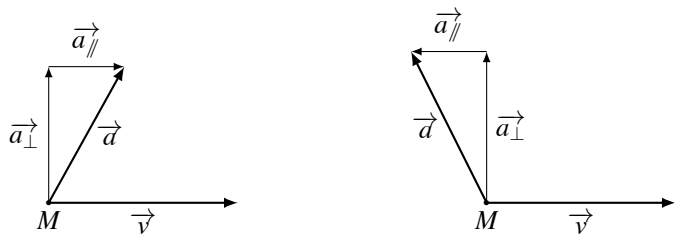


Figure 13.31 – À gauche, $\vec{a}_{\parallel}$ et $\vec{v}$ sont dans le même sens, le mouvement est accéléré. À droite, $\vec{a}_{\parallel}$ et $\vec{v}$ sont de sens opposés le mouvement est décéléré.

Pour justifier ce résultat, on peut remarquer que les variations de la norme de la vitesse sont les même que celles de son carré et en dérivant :

$$\frac{dv^2}{dt} = \frac{d(\vec{v} \cdot \vec{v})}{dt} = 2\vec{v} \cdot \vec{a} = 2\vec{v} \cdot (\vec{a}_{\parallel} + \vec{a}_{\perp}) = 2\vec{v} \cdot \vec{a}_{\parallel}$$

Le signe de la dérivée temporelle de la norme de la vitesse est donc égal au signe de $\vec{v} \cdot \vec{a}_{\parallel}$.



Seuls les mouvements rectilignes et uniformes sont à vecteur accélération nul. Les mouvements uniformes en général ont seulement leur accélération perpendiculaire à la trajectoire. Il faut avoir en tête le cas du mouvement circulaire et uniforme.

8.3 Vecteur accélération et courbure de la trajectoire

Lors de l'étude des mouvements circulaires, le vecteur accélération est de la forme :

$$\vec{a} = -\frac{v^2}{R}\vec{u}_r + \frac{dv}{dt}\vec{u}_{\theta}.$$

- L'accélération radiale centripète de norme $\frac{v^2}{R}$ est perpendiculaire à la trajectoire et dirigée vers le centre du cercle. Elle est liée au fait que la trajectoire est courbe.
- L'accélération orthoradiale de norme $\left| \frac{dv}{dt} \right|$ est parallèle à la vitesse. Elle est liée aux variations de la norme de la vitesse.

Ce résultat se généralise à tout mouvement plan en décomposant le vecteur accélération en :

- une composante $\vec{a}_\perp$ perpendiculaire à la trajectoire, liée à la courbure de la trajectoire et toujours dirigée vers l'intérieur de la concavité de la trajectoire ;
- une composante $\vec{a}_\parallel$ parallèle à la trajectoire, liée à la variation de la norme de la vitesse.

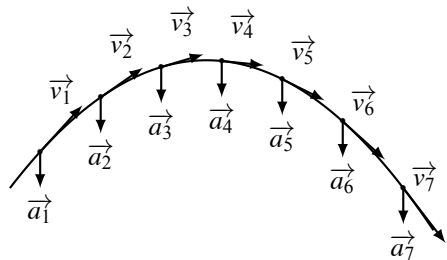


Figure 13.32 – Aux trois premiers points, $\vec{a}_\parallel$ et $\vec{v}$ sont de sens opposés, le mouvement est décéléré. Aux quatre suivants, $\vec{a}_\parallel$ et $\vec{v}$ sont dans le même sens, le mouvement est accéléré. Le vecteur accélération pointe vers l'intérieur de la concavité.

9 Étude expérimentale de mouvements

9.1 Généralités

Pour fixer les idées, on étudie les deux mouvements plans présentés en exemple introductif au paragraphe 2.1 : le mouvement parabolique et le mouvement circulaire et uniforme.

La première étape est la réalisation de telles figures. Pour cela, on filme le mouvement avec une caméra ou un appareil photo. On adapte la couleur du fond à la couleur du mobile pour que le mobile ressorte bien sur les clichés. On dispose un mètre sur le fond pour donner une échelle aux photos. On règle alors l'appareil photo et notamment sa fréquence de prise de vue et sa vitesse d'obturation.

La fréquence de prise de vue, qui correspond au nombre de clichés réalisés en une seconde, détermine le nombre de points qui vont matérialiser la trajectoire. Il faut une vingtaine de points pour une trajectoire simple et plus si la trajectoire se complique. La fréquence de prise de vue des appareils courants varie entre 25 et 50 images par seconde, on peut donc enregistrer des mouvements d'environ une demi seconde ou plus. Pour des mouvements plus rapides, il faut un appareil photo plus rapide ou changer de technique².

Le réglage de la vitesse d'obturation permet d'obtenir des prises de vue nettes et d'éviter les « flous de bougé ». En effet, si le déplacement du mobile pendant une ouverture dépasse quelques pixels sur le cliché, la photographie est floue. La vitesse d'obturation par défaut des appareils est rarement assez rapide. Il faut pouvoir régler ce paramètre.



Augmenter la vitesse d'obturation provoque la diminution de la luminosité. Il faut alors éclairer de manière intense pour que le mobile soit visible sur les clichés.

2. Pour obtenir de tels clichés, on peut également se placer dans le noir total, éclairer le mouvement à l'aide d'un stroboscope et réaliser un seul cliché en pose longue. Le traitement d'image est plus simple mais le cliché plus difficile à réaliser.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

9.2 Étude expérimentale en coordonnées cartésiennes

On étudie le mouvement présenté sur la figure 13.3 du paragraphe 2.1. Cette image a été réalisée par superposition de 27 clichés issus d'un film tourné à 50 images par seconde avec une vitesse d'obturation de $(1/1000)$ s. Pour ce type de trajectoires, le repérage cartésien plan s'impose et on cherche les coordonnées x et y du point M à chaque instant. On s'attend à un mouvement d'accélération constante et égale à l'accélération de la pesanteur.

a) Réalisation du film

Dans un premier temps, on pose l'objet immobile devant le fond, on met en place un éclairage suffisant, et on prend un cliché pour vérifier la visibilité du mobile. On passe alors l'appareil en mode « film » et on règle la fréquence de prise de vue et la vitesse d'obturation. On pose l'appareil sur un support fixe et on cadre sur la zone du mouvement que l'on souhaite observer. On réalise alors le film du mouvement que l'on transfère sur ordinateur.



Il ne faut pas oublier de coller un objet de taille connue sur le fond. Cet objet sert à déterminer l'échelle. Ici on a collé un mètre de couture sur le mur blanc du fond.

b) Transformation du film en série d'images

Il faut choisir un logiciel de traitement d'image. Un grand nombre de logiciels existent mais on propose ici d'utiliser ImageJ, logiciel Java du domaine publique utilisable sur tout type d'ordinateurs. De bons tutorats et une notice (en anglais) sont téléchargeables pour ce logiciel. La suite des opérations décrites ne prétend pas montrer l'étendue de ses possibilités mais donne un aperçu des opérations à suivre pour obtenir et exploiter l'image de la figure 13.3.

On importe le film (File/Import/AVI ou File/Import/UsingQuickTime)³ et on l'enregistre sous la forme d'une série d'images (File/SaveAs/ImageSequence). On obtient une série de photos prises à intervalle de temps régulier et numérotées.

c) Traitement des images obtenues

On importe la série d'images dans ImageJ (File/Import/ImageSequence) et on affine les réglages (Image/Adjust) pour augmenter le contraste et améliorer la visibilité. On a alors le choix entre différents traitements possibles. On a choisi ici de superposer 27 images prises à des intervalles de temps de 20 ms (Image/Stacks/ZProject option MinIntensity) pour obtenir la photo de la figure 13.3.

On définit une échelle sur l'image obtenue en traçant un trait sur l'image superposé au mètre placé en arrière-plan. On indique alors au logiciel à quelle longueur réelle correspond ce trait dans Analyse/SetScale.

Pour finir, on pointe les positions du mobile aux différents instants et on relève les positions (Analyse/Measure) dans un tableau (le logiciel le fait spontanément).

3. Pour éviter de saturer la mémoire de son ordinateur, il faut choisir les options Convert to 8-bit grayscale (sauf si la couleur est absolument nécessaire) et Use Virtual Stack. On recadre sur la zone des photos qui nous intéressent (sélectionner un rectangle et Image/Crop) pour réduire encore la taille des fichiers images.

$x(\text{mm})$	$y(\text{mm})$	$t(\text{ms})$	$\dot{x}(\text{m}\cdot\text{s}^{-1})$	$\dot{y}(\text{m}\cdot\text{s}^{-1})$	$x(\text{mm})$	$y(\text{mm})$	$t(\text{ms})$	$\dot{x}(\text{m}\cdot\text{s}^{-1})$	$\dot{y}(\text{m}\cdot\text{s}^{-1})$
0,0	0,0	0	1,25	2,15	338,3	211,2	280	1,25	-1,07
25,1	43,0	20	1,16	1,97	363,4	189,7	300	1,25	-1,25
48,3	82,3	40	1,07	1,70	388,4	164,7	320	1,34	-1,43
69,8	116,3	60	1,16	1,52	415,3	136,0	340	1,25	-1,61
93,1	146,8	80	1,25	1,16	440,3	103,8	360	1,16	-1,97
118,1	170,0	100	1,25	1,07	463,6	64,4	380	1,25	-1,97
143,2	191,5	120	1,25	0,81	488,7	25,1	400	1,16	-2,15
168,3	207,6	140	1,25	0,63	511,9	-17,9	420	1,16	-2,51
193,3	220,2	160	1,25	0,36	535,2	-68,0	440	1,16	-2,86
218,4	227,3	180	1,16	0,36	558,5	-125,3	460	1,25	-3,04
241,6	234,5	200	1,34	0,18	583,5	-186,2	480	1,25	-3,40
268,5	238,1	220	1,16	-0,09	608,6	-254,2	500	1,07	-3,49
291,8	236,3	240	1,07	-0,54	630,1	-324,0	520		
313,2	225,5	260	1,25	-0,72					

Tableau 13.1 – Relevé des positions au cours du temps.

Traitement des résultats On obtient les relevés du tableau 13.1 pour lesquels on calcule les vitesses horizontales et verticales en assimilant la vitesse moyenne entre deux instants consécutifs à la vitesse instantanée par la formule $\dot{x}(t_i) = \frac{x(t_{i+1}) - x(t_i)}{\Delta t}$ où Δt est l'intervalle de temps entre deux photos (ici $(1/50)\text{ s} = 20\text{ ms}$).

Équation de la trajectoire On peut alors tracer la courbe $y = f(x)$ à l'aide d'un tableur et trouver l'équation de la trajectoire (voir figure 13.33).
La trajectoire est une parabole qui justifie l'appellation de mouvement parabolique.

Évolution des vitesses verticales et horizontales On peut également tracer l'évolution temporelle de la vitesse horizontale $\dot{x}$ et celle de la vitesse verticale $\dot{y}$ (voir figure 13.34).
Le signal expérimental sur la vitesse est toujours bruité. Pour cette raison, la dérivée seconde est rarement exploitable sans lissage. Pour obtenir les accélérations horizontales et verticales, on utilise la pente des droites passant par les points de mesure.
La vitesse horizontale est quasiment constante. Sa valeur moyenne et son écart type expérimental sur les 26 mesures valent : $\dot{x} = 1,21\text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ et $s(\dot{x}) = 0,073\text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. L'incertitude élargie à un niveau de confiance de 95% vaut alors $U(\dot{x}) = 2\frac{s(\dot{x})}{\sqrt{n}} = 0,03\text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. On peut donc conclure que le mouvement horizontal est quasiment uniforme à la vitesse :

$$\dot{x} = (1,21 \pm 0,03)\text{m}\cdot\text{s}^{-1}$$

et que l'accélération horizontale est négligeable.
La vitesse verticale évolue linéairement par rapport au temps $\dot{y} = -0,0112t + 2,21$ avec t en

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

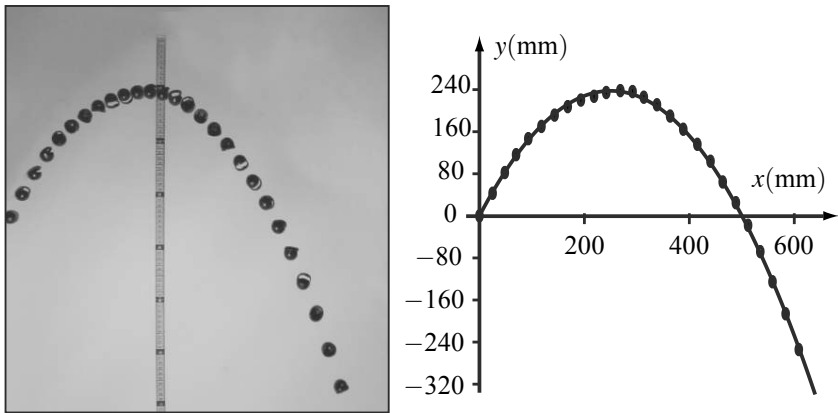


Figure 13.33 – Trajectoire du mobile. À gauche, la trajectoire photographiée ; À droite, la trajectoire reconstituée à partir des pointés réalisés. La courbe passant par les marqueurs ● est une parabole d'équation $y = 1,9x - 0,0038x^2$ avec x et y en mm.

ms et $\dot{y}$ en $\text{m}\cdot\text{s}^{-1}$ soit $\dot{y} = -11,2t + 2,21$ avec t en s et $\dot{y}$ en $\text{m}\cdot\text{s}^{-1}$. L'accélération verticale est donc quasiment constante et égale à :

$$\ddot{y} = (-11,2 \pm 0,4) \text{m}\cdot\text{s}^{-2},$$

où l'intervalle de confiance à 95% sur la pente de la régression linéaire est obtenue à l'aide d'un logiciel de statistique. Le mouvement est bien un mouvement à vecteur accélération constante et égale à :

$$\vec{a} = (-11,2 \pm 0,4) \vec{u}_y \quad \text{en } \text{m}\cdot\text{s}^{-2}.$$

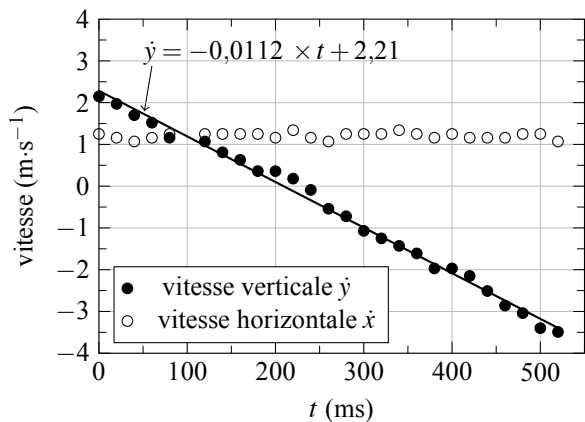


Figure 13.34 – Évolution temporelle de la vitesse horizontale $\dot{x}$ (marqueurs ○) et de la vitesse verticale (marqueurs ●).

Correction des erreurs de parallaxe On observe une erreur systématique par rapport à la valeur de référence de $\vec{a} = \vec{g} = -9,8\vec{u}_y$ en $\text{m}\cdot\text{s}^{-2}$. Cette erreur systématique est due à une erreur de parallaxe, courante avec ce type de méthode. Elle peut être corrigée à l'aide des lois de l'optique géométrique.

Pour cela, il faut connaître la distance focale de l'objectif de l'appareil photo (ici $f' = 50 \text{ mm}$), la distance d_1 entre l'objectif et le mètre (ici $d_1 = 2,0 \text{ m}$) et la distance d_2 entre l'objectif et le plan du mouvement de l'objet (ici $d_2 = 1,8 \text{ m}$). Le plan du mouvement n'étant pas confondu avec le plan du mètre, ils sont grossis différemment par l'objectif. d_1 et d_2 étant tous deux grands devant la distance focale de l'objectif, on peut considérer que les images se forment sur le plan focal de l'objectif. Un objet transverse de taille $h_1 = 1 \text{ cm}$, situé dans le plan du mètre, donne une image de taille $h'_1 = h_1 \frac{f'}{d_1}$ sur le capteur de l'appareil photo. Un objet transverse

de taille h_2 , situé dans le plan du mouvement, donne une image de taille $h'_2 = h_2 \frac{f'}{d_2}$ sur le capteur de l'appareil photo. Les images ont la même taille apparente sur la photo lorsque $h'_1 = h'_2$.

Cela signifie qu'une taille $h'_2 = h'_1$ qui correspond à une graduation de la règle sur la photographie correspond à une taille réelle $h_1 = 1 \text{ cm}$ sur le mur et à une taille réelle de $h_2 = h_1 \frac{d_2}{d_1} = 0,9 \text{ cm}$ dans le plan du mouvement. Les déplacements apparents sur la photo sont surestimés dans un rapport $\frac{d_1}{d_2} = 2,0/1,8 = 1,1$. Ici, toutes les mesures de longueurs effectuées doivent être multipliées par 0,9 et par conséquent l'accélération également. On trouve alors que le mouvement est à vecteur accélération constant et égal à :

$$\vec{a} = (-10,1 \pm 0,4)\vec{u}_y \quad \text{en } \text{m}\cdot\text{s}^{-2},$$

avec un niveau de confiance proche de 95%. Cette fois, après correction de l'erreur systématique, on trouve bien une valeur de l'accélération cohérente avec la valeur tabulée.

9.3 Étude expérimentale en coordonnées polaires

On étudie maintenant le mouvement circulaire de la figure 13.4 du paragraphe 2.1. On veut vérifier qu'il s'agit d'un mouvement circulaire et uniforme de vitesse angulaire constante.

Le cliché est obtenu en suivant la même démarche que précédemment et en superposant 23 images prises à des intervalles de temps de 40 ms (25 images par seconde) avec une vitesse d'obturation de $(1/500)\text{s}$.

Le mouvement est visiblement circulaire. On pointe les angles polaires repérant le mobile aux différents instants à l'aide du pointeur d'angle (AngleTool) sur la figure 13.4. On relève les positions angulaires (Analyse/Mesure) pour chaque position du mobile dans le tableau 13.2. Avec ImageJ, les angles sont donnés en degré sur l'intervalle $[0^\circ, 180^\circ]$. Il faut corriger les angles compris entre 180° et 360° pour obtenir la coordonnée angulaire θ définie sur la figure 13.4.

On calcule ensuite les vitesses angulaires en assimilant la vitesse angulaire moyenne entre deux instants consécutifs à la vitesse instantanée par la formule $\dot{\theta}(t_i) = \frac{\theta(t_{i+1}) - \theta(t_i)}{\Delta t}$ où Δt

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

est l'intervalle de temps entre deux photos (ici $(1/25)s = 40\text{ ms}$).

$\theta(^{\circ})$	$\theta(\text{rad})$	$t(\text{ms})$	$\dot{\theta}(\text{rad}\cdot\text{s}^{-1})$	$\theta(^{\circ})$	$\theta(\text{rad})$	$t(\text{ms})$	$\dot{\theta}(\text{rad}\cdot\text{s}^{-1})$
7	0,13	0	7,21	197	3,43	480	6,88
24	0,41	40	6,73	212	3,71	520	7,00
39	0,68	80	6,87	228	3,99	560	7,06
55	0,96	120	6,74	245	4,27	600	7,16
70	1,23	160	6,78	261	4,55	640	6,93
86	1,50	200	6,72	277	4,83	680	7,08
101	1,77	240	6,81	293	5,11	720	6,76
117	2,04	280	6,89	309	5,38	760	6,74
133	2,32	320	6,83	324	5,65	800	6,81
148	2,59	360	7,01	340	5,93	840	6,94
164	2,87	400	6,79	356	6,20	880	
180	3,14	440	7,22				

Tableau 13.2 – Relevé des positions angulaires au cours du temps.

La vitesse angulaire est quasiment constante. Sa valeur moyenne et son écart type expérimental sur les 23 mesures valent $\dot{\theta} = 6,91\text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ et $s(\dot{\theta}) = 0,16\text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$. L'incertitude élargie à un niveau de confiance de 95% vaut alors $U(\dot{\theta}) = 2\frac{s(\dot{\theta})}{\sqrt{n}} = 0,07\text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ et on peut conclure que le mouvement est circulaire et uniforme à la vitesse angulaire constante et égale à :

$$\dot{\theta} = (6,91 \pm 0,07)\text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$$

avec un niveau de confiance proche de 95%.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- systèmes de coordonnées cartésiennes, polaires, cylindriques et sphériques
- bases de projection associées
- coordonnées d'un point
- composantes d'un vecteur
- composantes du vecteur position dans les différents systèmes de coordonnées
- vitesse moyenne ou instantanée, accélération moyenne ou instantanée
- lien entre l'évolution de la norme du vecteur et la direction du vecteur accélération
- savoir que le vecteur accélération est dirigé dans la concavité de la trajectoire

SAVOIR-FAIRE

- déterminer les vecteurs déplacements infinitésimaux dans les différents systèmes de coordonnées et en déduire le vecteur vitesse
- projeter un vecteur sur une base
- dériver les vecteurs de la base polaire mobile
- déterminer les vecteurs vitesse et accélération instantanées en coordonnées cartésiennes et cylindriques par dérivation du vecteur position
- choisir un système de coordonnées adapté au problème posé
- exprimer la vitesse et la position en fonction du temps et déterminer la trajectoire en coordonnées cartésiennes d'un mouvement de vecteur-accélération constante
- exprimer les vecteurs position, vitesse et accélération en coordonnées polaires planes d'un mouvement circulaire et uniforme

MOTS-CLÉS

- | | | |
|---------------|---------------|----------------------|
| • référentiel | • coordonnées | • mouvement uniforme |
| • repère | • composantes | |
| • base | • trajectoire | |

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

S'ENTRAÎNER

13.1 Test d'accélération d'une voiture (★)

Une voiture est chronométrée pour un test d'accélération en ligne droite avec départ arrêté (vitesse initiale nulle).

1. Elle est chronométrée à 26,6 s au bout d'une distance $D = 180$ m. Déterminer l'accélération (supposée constante) et la vitesse atteinte à la distance D .
2. Quelle est alors la distance d'arrêt pour une décélération de $7 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$.

13.2 Interpellation pour vitesse excessive (★)

Un conducteur roule à vitesse constante v_0 sur une route rectiligne. Comme il est en excès de vitesse à $100 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$, un gendarme à moto démarre à l'instant où la voiture passe à sa hauteur et accélère uniformément. Le gendarme atteint la vitesse de $90 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$ au bout de 10 s.

1. Quel sera le temps nécessaire au motard pour rattraper la voiture ?
2. Quelle distance aura-t-il parcourue ?
3. Quelle vitesse aura-t-il alors atteinte ?

13.3 Satellite géostationnaire (★)

Un satellite géostationnaire est en mouvement circulaire uniforme autour de la Terre. Il ressent une accélération $a = g_0 \left(\frac{R}{r}\right)^2$, où $R = 6380 \text{ km}$ est le rayon de la Terre, $g_0 = 9,81 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$ et r est le rayon de l'orbite. La période de révolution du satellite est égale à la période de rotation de la Terre sur elle-même.

1. Calculer la période T de rotation de la Terre en secondes, puis sa vitesse angulaire Ω .
2. Déterminer l'altitude du satellite en orbite géostationnaire.
3. Déterminer sa vitesse sur sa trajectoire et calculer sa norme.

13.4 Électron dans le modèle atomique de Bohr (★)

Le modèle de Bohr est un modèle planétaire semi-classique de l'atome d'hydrogène. On rappelle que l'atome d'hydrogène est constitué d'un proton et d'un électron. Dans le modèle de Bohr, l'électron a une trajectoire circulaire et uniforme autour du proton de rayon $a_0 = 0,53 \cdot 10^{-10} \text{ m}$. La fréquence de révolution de l'électron est égale à $f = 6,6 \cdot 10^{15} \text{ Hz}$.

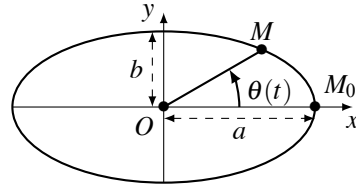
1. Déterminer la vitesse de l'électron sur sa trajectoire et calculer sa norme.
2. Déterminer l'accélération de l'électron et calculer sa norme.

13.5 Mouvement sur une ellipse (★★)

Un point M se déplace sur une ellipse d'équation cartésienne $\left(\frac{x}{a}\right)^2 + \left(\frac{y}{b}\right)^2 = 1$. On note θ l'angle que fait $\overrightarrow{OM}$ avec l'axe (Ox) . Les coordonnées de M peuvent s'écrire :

$$\begin{cases} x(t) = \alpha \cos(\omega t + \phi) \\ y(t) = \beta \sin(\omega t + \psi), \end{cases}$$

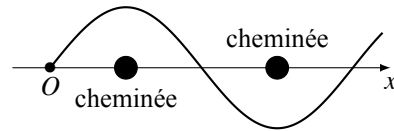
où l'on suppose que ω est une constante.



1. À $t = 0$, le mobile est en M_0 . Déterminer α , ϕ et ψ .
2. Des autres données, déduire β .
3. Déterminer les composantes de la vitesse $(\dot{x}, \dot{y})$ et de l'accélération $(\ddot{x}, \ddot{y})$.
4. Montrer que l'accélération est de la forme $\vec{a} = -\omega^2 \vec{OM}$. Commenter.

13.6 Slalom entre des cheminées ; épisode 2 de *Star Wars* (★★)

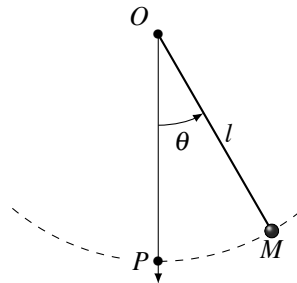
Dans un épisode de *Star Wars*, on peut assister à une course poursuite de « speeder » entre des cheminées d'usine. On suppose que le véhicule suit une trajectoire sinusoïdale de slalom entre les cheminées alignées selon l'axe (Ox) . Elles sont espacées d'une distance $L = 200$ m.



1. Le véhicule conserve une vitesse v_0 constante selon (Ox) et met $t_f = 12$ s pour revenir sur l'axe après la sixième cheminée. En déduire la vitesse v_0 . Faire l'application numérique.
2. Déterminer l'amplitude de la sinusoïde pour que l'accélération reste inférieure à $10g$ en valeur absolue, avec $g = 9,8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$. Que penser des valeurs obtenues ?

13.7 Étude cinématique du pendule simple (★★)

Le mouvement d'un point M accroché à un fil de longueur l dont l'autre extrémité est fixée en un point O s'inscrit sur une portion de cercle de centre O et de rayon l . On repère alors le point M dans le référentiel $\mathcal{R}$ par sa coordonnée angulaire θ définie sur la figure ci-contre et on observe des oscillations pendulaires. Lorsque les oscillations sont de faibles amplitudes, on observe que l'angle polaire θ est tel que $\theta(t) = \theta_0 \sin \omega t$ en choisissant pour origine des temps l'instant où M passe au point P .



1. Définir sur un schéma la base locale de projection polaire. Donner l'expression des vecteurs position, vitesse et accélération sur cette base.
2. Définir la base cartésienne de projection et donner l'expression du vecteur position sur cette base.
3. Lorsque $\theta_0 \ll \frac{\pi}{2}$, on a $\theta(t) \ll \frac{\pi}{2}$ à tout instant et on peut utiliser les approximations suivantes : $\cos \theta \simeq 1$ et $\sin \theta \simeq \theta$.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

- a. Dans ces conditions, déterminer les composantes des vecteurs vitesse et accélération en coordonnées cartésiennes.
- b. En changeant l'origine du repère cartésien pour la placer en P , montrer que l'on obtient une relation remarquable entre les vecteurs $\vec{PM}$ et $\vec{a}$. Quelle est-elle ? Commenter.

13.8 Mouvement hélicoïdal (★)

Un point matériel se déplace le long d'une hélice circulaire. Son mouvement est donné en coordonnées cylindriques par :

$$r = R \quad ; \quad \theta = \omega t \quad ; \quad z = ht,$$

où R , h et ω sont des constantes.

1. Donner l'expression de la vitesse.
2. En déduire que le module de la vitesse est constant.
3. Exprimer l'accélération.

APPROFONDIR

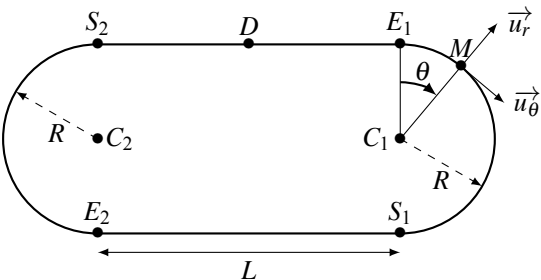
13.9 Courses entre véhicules radio-commandés (★)

Deux modèles réduits de voitures radio-commandées ont des performances différentes : le premier a une accélération de $4,0 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$, le second de $5,0 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$. Cependant l'utilisateur de la première voiture a plus de réflexes que celui de la seconde, ce qui lui permet de la faire démarrer $1,0 \text{ s}$ avant le second. Ils réalisent des courses rectilignes.

1. Déterminer le temps nécessaire au deuxième véhicule pour rattraper l'autre.
2. Les deux modèles réduits participent à des courses de 100 m et 200 m . Est-il possible que le perdant du 100 m prenne sa revanche au 200 m ?
3. Calculer la vitesse de chacun des véhicules au moment du dépassement.

13.10 Parcours d'un cycliste sur un vélodrome (★★)

On s'intéresse à un cycliste, considéré comme un point matériel M , qui s'entraîne sur un vélodrome constitué de deux demi-cercles reliés par deux lignes droites (figure ci-dessous). Données : $L = 62 \text{ m}$ et $R = 20 \text{ m}$. Le cycliste part de D avec une vitesse nulle.



1. Il exerce un effort constant ce qui se traduit par une accélération constante a_1 jusqu'à l'entrée E_1 du premier virage. Calculer le temps t_{E_1} de passage en E_1 ainsi que la vitesse V_{E_1} en fonction de a_1 et L .
2. Dans le premier virage, le cycliste a une accélération tangentielle (suivant $\vec{u}_\theta$) constante et égale à a_1 . Déterminer le temps t_{S_1} de passage en S_1 ainsi que la vitesse v_{S_1} en fonction de a_1, L et R .
3. De même, en considérant l'accélération tangentielle constante tout au long du premier tour et égale à a_1 , déterminer les temps t_{E_2}, t_{S_2} et t_D (après un tour), ainsi que les vitesses correspondantes.
4. La course s'effectue sur quatre tours (1 km) mais on ne s'intéresse qu'au premier effectué en $t_1 = 18,155$ s (Temps du britannique Chris Hoy aux Championnats du monde de 2007). Déterminer la valeur de l'accélération a_1 ainsi que la vitesse atteinte en D . La vitesse mesurée sur piste est d'environ $60 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$. Que doit-on modifier dans le modèle pour se rapprocher de la réalité ?

13.11 Mouvement de l'extrémité d'une barre (★★★)

Dans le référentiel $\mathcal{R}$ de repère $(O, \vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$ défini sur les figures 13.35 et 13.36, une barre rectiligne AB de longueur $2b$ se déplace de sorte que :

- son extrémité A se trouve sur le demi-axe positif (Oz) ;
- son extrémité B décrit le demi-cercle du plan (xOy) de centre $I(0, b, 0)$ et de rayon b , à la vitesse angulaire ω constante et positive. à l'instant $t = 0$, B se trouve en O .

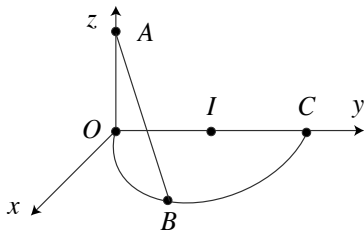


Figure 13.35

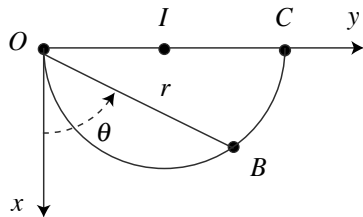


Figure 13.36

L'exercice ne nécessite aucune connaissance de mécanique du solide.

1. Déterminer la durée Δt du mouvement.
2. On note φ l'angle $(\vec{IO}, \vec{IB})$, déterminer une relation simple entre φ et θ .
3. Établir les expressions des coordonnées polaires r et θ de B au cours du temps t (figure 13.36).
4. Déterminer l'angle $\alpha = (\vec{AO}, \vec{AB})$ en fonction de ω et t .
5. Décrire le mouvement de la barre entre l'instant initial et l'instant final.
6. Calculer les coordonnées cartésiennes X, Y et Z du milieu J de la barre.
7. Déterminer la vitesse $\vec{v}$ et l'accélération $\vec{a}$ de J , ainsi que leurs normes.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

CORRIGÉS

13.1 Test d'accélération d'une voiture

1. Le mouvement est rectiligne à accélération constante $\vec{a}_0$. On choisit l'axe (Ox) comme axe du mouvement et le point O comme point de départ. L'intégration de l'accélération donne :

$$\vec{a} = \vec{a}_0 = a_0 \vec{u}_x \Rightarrow \vec{v} = (a_0 t + C) \vec{u}_x \text{ avec } v(t=0) = 0 \text{ donc } C = 0.$$

L'abscisse x est alors : $x = \frac{a_0 t^2}{2} + C'$ avec $x(0) = 0$ donc $C' = 0$.

Si on note $t_D = 26,6$ s, $a_0 = 2D/t_D^2 = 2 \times 180/26,6^2 = 0,509 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$. On obtient ensuite la vitesse à $t = t_D$: $v_D = v_0 t_D = 13,5 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

2. Pour la phase de freinage, on peut changer les origines (temps et espace); la nouvelle vitesse initiale est alors v_D . On note $a_f = -7 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$ l'accélération lors de cette phase ($a_f < 0$ car il y a freinage). Les intégrations de l'accélération amènent à :

$$v = \dot{x} = a_f t + v_D \text{ et } x = \frac{a_f t^2}{2} + v_D t.$$

L'arrêt a lieu pour $v = 0$ soit $t = t_A = v_D/a_f = 1,93$ s d'où une distance de freinage :

$$x(t_A) = \frac{a_f}{2} \left(\frac{v_D}{a_f} \right)^2 + v_D \frac{v_D}{a_f} = 1,5 \frac{v_D^2}{a_f} = 13 \text{ m}.$$

13.2 Interpellation pour vitesse excessive

1. Soit (Ox) l'axe le long duquel ont lieu les mouvements de la voiture et de la moto. La voiture, repérée par son abscisse x_V , est en mouvement rectiligne et uniforme à la vitesse $\dot{x}_V = v_0$. Sa position s'écrit $x_V = v_0 t$ en prenant l'origine O du repère d'espace à la position commune de la voiture et de la moto à $t = 0$.

La moto, repérée par son abscisse x_M , est en mouvement rectiligne et uniformément accélérée avec $\ddot{x}_M = a_0$. Comme dans l'exercice précédent (les conditions initiales sont identiques), on en déduit sa vitesse $\dot{x}_M = a_0 t$ et sa position $x_M = \frac{1}{2} a_0 t^2$ par intégration par rapport au temps.

Le motard rattrape la voiture lorsque les positions de la voiture et de la moto sont à nouveau identiques, ce qui revient à résoudre $x_V(t) = x_M(t)$ soit $v_0 t = \frac{1}{2} a_0 t^2$. Les solutions sont $t = 0$

qui n'est bien évidemment pas la solution cherchée et $t_0 = \frac{2v_0}{a_0} = 22,2$ s. Pour effectuer l'application numérique, on transforme la vitesse en $\text{m}\cdot\text{s}^{-1}$ soit $v_0 = 100 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1} = 27,8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ et on détermine l'accélération par le fait qu'au bout de $t_1 = 10$ s, la moto atteint une vitesse $v_1 = 90 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1} = 25 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ soit $a_0 = \frac{v_1}{t_1} = 2,5 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$.

2. La distance parcourue est alors $d = v_0 t_0 = \frac{1}{2} a_0 t_0^2 = 617 \text{ m}$.

3. La moto possède alors une vitesse $v_M = a_0 t_0 = 55 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1} = 198 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$.

13.3 Satellite géostationnaire

1. La Terre effectue un tour sur elle-même en une période d'environ $T = 24 \text{ h}$ soit $T = 86,4.10^3 \text{ s}$. Sa vitesse angulaire est $\Omega = 2\pi/T = 7,27.10^{-5} \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.
2. On note $\overrightarrow{TM} = R\overrightarrow{u}_r$ le vecteur position du satellite en coordonnées polaires (r, θ) d'origine T , le centre de la Terre. La période de révolution du satellite coïncide avec la période de rotation de la Terre sur elle-même donc sa vitesse angulaire $\dot{\theta} = 2\pi/T$ est égale à $\Omega = 2\pi/T$. Il faut donc déterminer θ connaissant l'accélération.
- Le mouvement est circulaire et uniforme de rayon r . L'accélération est :

$$\overrightarrow{a} = -\frac{v^2}{r}\overrightarrow{u}_r = -r\dot{\theta}^2\overrightarrow{u}_r.$$

On en déduit : $\Omega = \dot{\theta} = \sqrt{\frac{g_0 R^2}{r^3}} \Rightarrow r = \left(\frac{g_0 R^2}{\Omega^2}\right)^{1/3} = 42,3.10^3 \text{ km}.$

On retient en général trente six mille kilomètres pour l'orbite géostationnaire ; il s'agit de l'altitude à partir du sol, obtenue en soustrayant le rayon de la Terre au résultat précédent.

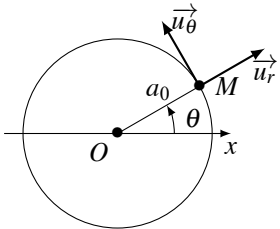
3. $\overrightarrow{v} = r\Omega\overrightarrow{u}_\theta$ et $\|\overrightarrow{v}\| = 42,3.10^6 \times 7,27.10^{-5} = 3,1.10^3 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1} = 11.10^3 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}.$

13.4 Électron dans le modèle atomique de Bohr

On note O la position du proton (supposé ponctuel) et M celle de l'électron (supposé ponctuel également). On utilise le repérage polaire du cours (voir schéma ci-dessous).

1. La vitesse de l'électron vaut : $\overrightarrow{v} = a_0\dot{\theta}\overrightarrow{u}_\theta$ où $\dot{\theta} = 2\pi f$,
d'où $v = \|\overrightarrow{v}\| = 2\pi a_0 f = 2 \times 3,14 \times 0,53.10^{-10} \times 6,6.10^{15}.$
Finalement $v = 2,2.10^6 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}.$

2. Son accélération vaut : $\overrightarrow{a} = -\frac{v^2}{a_0}\overrightarrow{u}_r = -4\pi^2 a_0 f^2 \overrightarrow{u}_r,$
d'où $a = \|\overrightarrow{a}\| = 4\pi^2 a_0 f^2 = 9,1.10^{22} \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}.$



13.5 Mouvement sur une ellipse

1. On écrit x et y à $t = 0$ soit : $x(0) = \alpha \cos \phi$ et $y(0) = \beta \cos \psi.$
L'énoncé précise que $x(0) = a$ et $y(0) = 0$; on en déduit $\alpha = a, \phi = 0$ et $\psi = 0.$
2. On remplace x et y par leurs expressions dans l'équation de l'ellipse et on obtient :

$$\cos^2 \omega t + \left(\frac{\beta}{b}\right)^2 \sin^2 \omega t = 1.$$

La seule possibilité pour que l'équation soit vérifiée à chaque instant est $\beta = b.$

3. Pour obtenir la vitesse et l'accélération on dérive par rapport au temps, sachant que ω est constante :

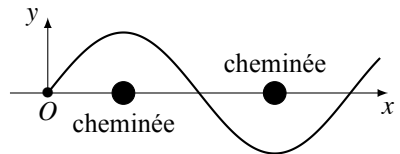
$$\begin{cases} \dot{x} &= -a\omega \sin \omega t \\ \dot{y} &= b\omega \cos \omega t \end{cases} \quad \text{et} \quad \begin{cases} \ddot{x} &= -a\omega^2 \cos \omega t \\ \ddot{y} &= -b\omega^2 \sin \omega t \end{cases}.$$

4. On remarque que $\ddot{x} = -\omega^2 x$ et $\ddot{y} = -\omega^2 y$, donc : $\overrightarrow{a} = -\omega^2 \overrightarrow{OM}.$
C'est l'équation différentielle d'un oscillateur harmonique à deux dimensions du plan $(xOy).$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

13.6 Slalom entre des cheminées ; épisode 2 de Star Wars

On choisit un repère cartésien (O, x, y) et on note $\vec{u}_x$ et $\vec{u}_y$ les vecteurs de base. L'équation de la trajectoire, telle qu'elle apparaît sur la figure, s'écrit $y = a \sin\left(\frac{\pi x}{L}\right)$. Il faut déterminer a .



1. Selon (Ox) , $\dot{x} = v_0$, soit $x = v_0 t$ puisque à $t = 0$, $x = 0$. Le véhicule revient sur l'axe après la sixième cheminée, ayant parcouru une distance $D = 6L = 1200$ m, la vitesse v_0 est donc $v_0 = 6L/t = 100 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ ou $360 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$. La vitesse « au compteur » est encore plus grande car le speeder ne se déplace pas en ligne droite.

2. En remplaçant x par son expression dans y , on obtient $y = a \sin\left(\frac{\pi v_0 t}{L}\right)$. L'accélération a pour composantes $\ddot{x} = \dot{v}_0 = 0$ et $\ddot{y}$. Il vient :

$$\dot{y} = a \frac{\pi v_0}{L} \cos \frac{\pi v_0 t}{L} \quad \text{et} \quad \ddot{y} = -a \left(\frac{\pi v_0}{L}\right)^2 \sin \frac{\pi v_0 t}{L}$$

Le sinus est compris dans l'intervalle $[-1, 1]$, donc pour que l'accélération reste inférieure à $10g$ en valeur absolue, il faut :

$$a \left(\frac{\pi v_0}{L}\right)^2 \leq 10g \Rightarrow a \leq 10g \left(\frac{L}{\pi v_0}\right)^2$$

L'application numérique donne : $a = 40$ m.

Il faut être excellent pilote pour passer aussi près des cheminées à cette vitesse. Il faut supporter de plus une accélération importante ; à titre de comparaison lors du catapultage d'un avion depuis un porte-avion, l'accélération est environ $5g$. Mais dans le cas étudié, il s'agit de « Chevaliers Jedi » !

13.7 Étude cinématique du pendule simple

On étudie le mouvement de M dans le référentiel $\mathcal{R}$ dans lequel la droite OP et le plan du mouvement sont fixes, le vecteur position s'écrit différemment selon la base de projection.

1. $\vec{OM} = l\vec{u}_r$ sur la base polaire définie ci-contre. On a donc :

$$\begin{cases} \vec{v} &= l\dot{\theta}\vec{u}_\theta = l\omega\theta_0 \cos \omega t \vec{u}_\theta \\ \vec{a} &= -l\dot{\theta}^2\vec{u}_r + l\ddot{\theta}\vec{u}_\theta \\ &= -l\omega^2\theta_0^2 \cos^2 \omega t \vec{u}_r + l\omega^2\theta_0 \sin \omega t \vec{u}_\theta. \end{cases}$$

2. Sur la base cartésienne définie ci-contre, on a alors :

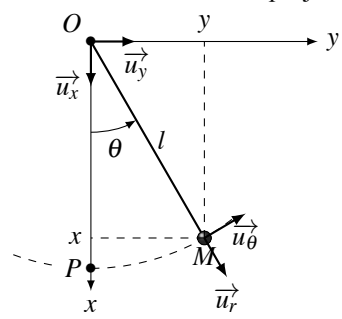
$$\vec{OM} = x\vec{u}_x + y\vec{u}_y = l \cos \theta \vec{u}_x + l \sin \theta \vec{u}_y,$$

soit : $\vec{OM} = l \cos(\theta_0 \sin \omega t) \vec{u}_x + l \sin(\theta_0 \sin \omega t) \vec{u}_y$.

Cette expression est délicate à dériver, ce qui explique que les coordonnées polaires soient en général préférables pour étudier ce problème.

3. Pour les oscillations de faible amplitude, on obtient :

a. $\vec{OM} = l\theta_0 \sin \omega t \vec{u}_y + l\vec{u}_x$; $\vec{v} = l\omega\theta_0 \cos \omega t \vec{u}_y$; $\vec{a} = -l\omega^2\theta_0 \sin \omega t \vec{u}_y$.



b. Pour déplacer l'origine du repère cartésien en P , on utilise la relation de Chasles $\overrightarrow{PM} = \overrightarrow{PO} + \overrightarrow{OM} = -l\overrightarrow{u_x} + \overrightarrow{OM}$ et on remarque que le vecteur $\overrightarrow{PO}$ est un vecteur constant dont les dérivées temporelles sont identiquement nulles. On obtient alors :

$$\begin{cases} \overrightarrow{PM} = Y\overrightarrow{u_y} &= l\theta_0 \sin \omega t \overrightarrow{u_y} \\ \dot{\overrightarrow{v}} = \dot{Y}\overrightarrow{u_y} &= l\omega \theta_0 \cos \omega t \overrightarrow{u_y} \\ \ddot{\overrightarrow{d}} = \ddot{Y}\overrightarrow{u_y} &= -l\omega^2 \theta_0 \sin \omega t \overrightarrow{u_y}. \end{cases}$$

Le mouvement du point M vérifie alors $\ddot{Y} + \omega^2 Y = 0$. Il s'agit du mouvement d'un oscillateur harmonique d'axe (Py) , centré sur P , d'amplitude $l\theta_0$ et de pulsation ω .

13.8 Mouvement hélicoidal

1. On utilise l'expression générale de la vitesse en coordonnées cylindriques :

$$\overrightarrow{v} = \dot{r}\overrightarrow{u_r} + r\dot{\theta}\overrightarrow{u_\theta} + \dot{z}\overrightarrow{u_z} = R\omega\overrightarrow{u_\theta} + h\overrightarrow{u_z}.$$

2. En calculant la norme de l'expression précédente, on obtient $v = \sqrt{(R\omega)^2 + h^2}$.

3. On utilise l'expression générale de l'accélération en coordonnées cylindriques :

$$\ddot{\overrightarrow{d}} = (\ddot{r} - r\dot{\theta}^2)\overrightarrow{u_r} + (2\dot{r}\dot{\theta} + r\ddot{\theta})\overrightarrow{u_\theta} + \ddot{z}\overrightarrow{u_z} = -R\omega^2\overrightarrow{u_r}.$$

13.9 Courses entre véhicules radio-commandés

1. Pour le premier, on a une accélération a_1 constante soit après une double intégration l'équation horaire suivante $x_1 = \frac{1}{2}a_1t^2$ en prenant $t = 0$ au début de la course.

Pour le second, on a de même $x_2 = \frac{1}{2}a_2(t - t_0)^2$ en tenant compte du retard t_0 au départ.

On cherche l'instant t pour lequel on a $x_1(t) = x_2(t)$. La résolution de l'équation du second degré $(a_2 - a_1)t^2 - 2a_2t_0t + a_2t_0^2 = 0$ donne $t = \frac{a_2 \pm \sqrt{a_1a_2}}{a_2 - a_1}t_0$.

L'application numérique donne $t = 9,5$ s et $t = 0,5$ s. La seconde solution n'est pas possible puisque l'un des deux n'est pas encore parti !

Il faut donc 8,5 s pour que le second rattrape le premier.

2. Il suffit de reporter la valeur de t dans l'une ou l'autre des équations horaires. On trouve $x = 1,8.10^2$ m. On peut vérifier qu'on trouve bien la même valeur avec les deux équations horaires. La deuxième voiture arrive après la première au 100 m mais la dépasse avant l'arrivée au 200 m.

3. Quant aux vitesses au moment du dépassement, elles valent $v_1 = a_1 \times t = 38 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ et $v_2 = a_2 \times (t - t_0) = 42,5 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

13.10 Parcours d'un cycliste sur un vélodrome

1. De D à E_1 , le mouvement est rectiligne uniformément accéléré. À l'instant t , la vitesse est $v = a_1t$ puisque la vitesse initiale est nulle et la distance parcourue est $d = a_1t^2/2$, d'où :

$$t_{E_1} = \sqrt{\frac{2DE_1}{a_1}} = \sqrt{\frac{L}{a_1}} \quad \text{et} \quad v_{E_1} = a_1t_{E_1} = \sqrt{a_1L}.$$

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

2. Dans le virage, le mouvement est circulaire, donc l'expression de l'accélération est :

$$\vec{a} = -R\dot{\theta}^2\vec{u}_r + R\ddot{\theta}\vec{u}_\theta.$$

D'après l'énoncé, on a $R\ddot{\theta} = a_1$, on en déduit en intégrant, $\dot{\theta} = a_1 t / R + cte$. On prend une nouvelle origine des temps en E_1 , alors $cte = \dot{\theta}_{E_1} = v_{E_1} / R = \sqrt{a_1 L} / R$. En prenant $\theta = 0$ en E_1 , on détermine :

$$\theta(t) = \frac{a_1 t^2}{2R} + \frac{\sqrt{a_1 L}}{R} t.$$

On obtient alors le temps de sortie du virage pour $\theta = \pi$, ce qui revient à résoudre l'équation du second degré :

$$t^2 + 2\sqrt{\frac{L}{a_1}}t - \frac{2\pi R}{a_1} = 0.$$

La racine positive est : $t_1 = -\sqrt{\frac{L}{a_1}} + \sqrt{\frac{L+2\pi R}{a_1}}$, et la vitesse en S_1 est $v_{S_1} = R\dot{\theta}(S_1)$ soit :

$$v_{S_1} = a_1 t_1 + \sqrt{a_1 L} = \sqrt{(L+2\pi R)a_1}.$$

Le temps t_{S_1} est compté à partir de l'origine en D soit : $t_{S_1} = t_{E_1} + t_1 = \sqrt{\frac{L+2\pi R}{a_1}}$.

3. La distance entre S_1 et E_2 est égale à L . On change de nouveau l'origine des temps ($t = 0$ en S_1) et on note x l'abscisse à partir de S_1 . L'intégration de $\ddot{x} = a_1$ avec une vitesse initiale en S_1 donne : $x = \frac{a_1 t^2}{2} + v_{S_1} t$. On doit donc résoudre l'équation suivante pour calculer t_{E_2} :

$$t^2 + 2\frac{v_{S_1}}{a_1}t - \frac{2L}{a_1} = 0$$

La racine positive est : $t'_1 = -\sqrt{\frac{L+2\pi R}{a_1}} + \sqrt{\frac{3L+2\pi R}{a_1}}$ d'où : $t_{E_2} = t'_1 + t_{S_1} = \sqrt{\frac{3L+2\pi R}{a_1}}$.

Comme $v_{E_2} = a_1 t'_1 + v_{S_1}$, on en déduit : $v_{E_2} = \sqrt{(3L+2\pi R)a_1}$.

En ce qui concerne t_{S_2} et v_{S_2} , le raisonnement est le même que pour le premier virage, seule la constante d'intégration pour θ change soit $\theta = \frac{a_1 t^2}{2R} + \frac{v_{E_2} t}{R}$, en prenant l'origine des temps et l'origine des angles en S_2 . L'équation donnant le temps de sortie en S_2 est (pour $\theta = \pi$) :

$$t^2 + 2\frac{v_{E_2}}{a_1}t - \frac{2R\pi}{a_1} = 0.$$

La solution est : $t'_2 = -\sqrt{\frac{3L+2\pi R}{a_1}} + \sqrt{\frac{3L+4\pi R}{a_1}} \Rightarrow t_{S_2} = t_{E_2} + t'_2 = \sqrt{\frac{3L+4\pi R}{a_1}}$ et $v_{S_2} = \sqrt{(3L+4\pi R)a_1}$.

Enfin pour le calcul de t_D le raisonnement est le même que pour t_{E_2} , en changeant L en $L/2$ et v_{S_1} en v_{S_2} ce qui conduit à l'équation (en prenant les origines de x et t en S_2) :

$$t^2 + 2\frac{v_{S_2}}{a_1}t - \frac{L}{a_1} = 0,$$

dont la solution positive est : $t'_3 = -\sqrt{\frac{3L+4\pi R}{a_1}} + 2\sqrt{\frac{L+\pi R}{a_1}} \Rightarrow t_D = t_{S_2} + t'_3 = 2\sqrt{\frac{L+\pi R}{a_1}}$

et $v_D = 2\sqrt{(L + \pi R)a_1}$.

4. L'accélération a_1 est donnée par $a_1 = 4(L + \pi R)/t_D^2$ soit $a_1 = 1,515 \text{ m.s}^{-2}$. On obtient $v_D = 27,5 \text{ m.s}^{-1}$ ce qui fait 99 km.h^{-1} au lieu de 60 km.h^{-1} . On peut penser que l'accélération n'est pas constante et qu'elle diminue au cours du temps.

13.11 Mouvement de l'extrémité d'une barre

1. Le point a un mouvement circulaire uniforme de centre I . Il décrit un tour en une période $T = \frac{2\pi}{\omega}$ et un demi-tour de O à C en une demi-période soit $\Delta t = \frac{T}{2} = \frac{\pi}{\omega}$.

2. La relation entre φ et θ est une propriété des cercles : $\varphi = 2\theta$. On peut la démontrer en considérant le triangle isocèle OIB . Si l'on note β les angles (IOB) et (IBO) , alors dans le triangle OIB , $2\beta + \varphi = \pi$, or $\theta = \pi/2 - \beta$, d'où le résultat.

3. L'angle φ correspond à l'angle polaire du mouvement circulaire de centre I donc $\dot{\varphi} = \omega$. ω est constant donc $\varphi = \omega t + \text{cte}$, or à $t = 0$, B est en O donc $\varphi(0) = 0$ et $\text{cte} = 0$. On en déduit $\theta = \omega t/2$.

Pour $r = OB$, on peut écrire $OB = 2b \sin(\varphi/2)$ dans le triangle OIB , soit $r = 2b \sin \frac{\omega t}{2}$.

4. Les coordonnées de A dans la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_z)$ sont $(0, 0, 2b \cos \alpha)$; celles de B sont $(r, 0, 0)$ d'où $\vec{AB} = r\vec{u}_r - 2b \cos \alpha \vec{u}_z$, or la norme de $\vec{AB}$ est $2b$. On en déduit :

$$4b^2 \sin^2 \frac{\omega t}{2} + 4b^2 \cos^2 \alpha = 4b^2 \Rightarrow \cos^2 \alpha = 1 - \sin^2 \frac{\omega t}{2}$$

comme $\alpha \in [0, \pi/2]$, alors $\alpha = \frac{\omega t}{2}$.

5. Initialement la barre est suivant l'axe Oz et dans l'état final suivant l'axe Oy .

6. Coordonnées de J :

$$\begin{cases} X = \frac{1}{2}OB \cos \theta = \frac{1}{2}r \cos \theta = b \sin \frac{\omega t}{2} \cos \frac{\omega t}{2} = \frac{1}{2}b \sin \omega t \\ Y = \frac{1}{2}OB \sin \theta = b \sin^2 \frac{\omega t}{2} \\ Z = \frac{1}{2}2b \cos \alpha = b \cos \frac{\omega t}{2}. \end{cases}$$

7. On dérive les coordonnées de J soit :

$$\vec{v} \begin{cases} \dot{X} = \frac{\omega}{2}b \cos \omega t \\ \dot{Y} = \omega b \sin \frac{\omega t}{2} \cos \frac{\omega t}{2} = \frac{\omega}{2}b \sin \omega t \\ \dot{Z} = -\frac{\omega}{2}b \sin \frac{\omega t}{2}, \end{cases} \quad \text{puis} \quad \vec{a} \begin{cases} \ddot{X} = -\frac{\omega^2}{2}b \sin \omega t \\ \ddot{Y} = \frac{\omega^2}{2}b \cos \omega t \\ \ddot{Z} = -\frac{\omega^2}{4}b \cos \frac{\omega t}{2}. \end{cases}$$

On en déduit les normes : $\|\vec{v}\| = b \frac{\omega}{2} \sqrt{1 + \sin^2 \frac{\omega t}{2}}$ et $\|\vec{a}\| = b \frac{\omega^2}{2} \sqrt{1 + \frac{1}{4} \cos^2 \frac{\omega t}{2}}$.

CHAPITRE 13 – CINÉMATIQUE DU POINT

Cinématique du solide

14

Lorsque l'on observe le mouvement d'un solide, deux cas retiennent particulièrement l'attention : les mouvements au cours desquels le solide est en rotation autour d'un axe fixe et les mouvements de translation. Un ascenseur est en translation alors qu'un tambour de machine à laver est en rotation autour d'un axe fixe. Dans ce chapitre, on définit, on décrit et on paramètre ces deux types de mouvements. Une grande partie de ce chapitre doit être mise en correspondance avec le cours de SII du premier semestre.

1 Repérage d'un solide

Jusqu'à présent, on s'est intéressé aux systèmes dont on pouvait négliger l'extension spatiale et que l'on assimilait à des points. On s'occupe maintenant des systèmes pour lesquels ce n'est plus possible. La description du mouvement de tels systèmes requiert plus de paramètres.

1.1 Définition d'un solide

Un **solide** est un système matériel dont les points restent à distance constante les uns des autres.

On oppose les solides aux systèmes déformables dont les points peuvent se déplacer les uns par rapport aux autres. Les déformations ou les ruptures du solide sont exclues de cette étude.

Exemple

Un ressort peut être étiré ou comprimé. C'est un système déformable. Une boule de billard est un solide indéformable.

1.2 Repérage d'un solide dans l'espace

On considère un référentiel auquel on associe un repère d'espace orthonormé direct $\mathcal{R} = (O, x, y, z)$. À chaque solide, on peut fixer un repère d'espace $\mathcal{R}_1 = (O_1, x_1, y_1, z_1)$ également orthonormé direct. Les coordonnées d'un point quelconque du solide sont alors constantes dans ce repère $\mathcal{R}_1$. Repérer le solide dans l'espace revient donc à situer le repère lié au solide $\mathcal{R}_1$ par rapport au repère $\mathcal{R}$ lié au référentiel d'étude (voir figure 14.1). Pour cela, dans le cas

CHAPITRE 14 – CINÉMATIQUE DU SOLIDE

général, on a besoin de six paramètres :

- les trois coordonnées d'un point du solide : par exemple celles de l'origine O_1 du repère attaché au solide ;
- trois angles qui définissent l'orientation des axes du repère lié au solide par rapport au référentiel d'étude.

Le repérage du point O_1 a été étudié dans le chapitre de cinématique du point et requiert l'utilisation de trois paramètres. La figure 14.2 permet de se convaincre de la nécessité de définir trois angles pour repérer l'orientation du cube et donc l'orientation de $\mathcal{R}_1$ par rapport à $\mathcal{R}$.

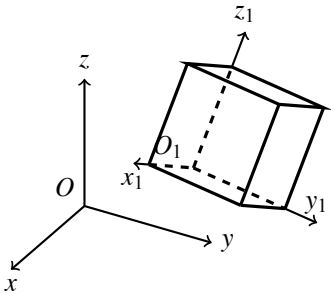


Figure 14.1 – Repérage d'un cube dans l'espace.

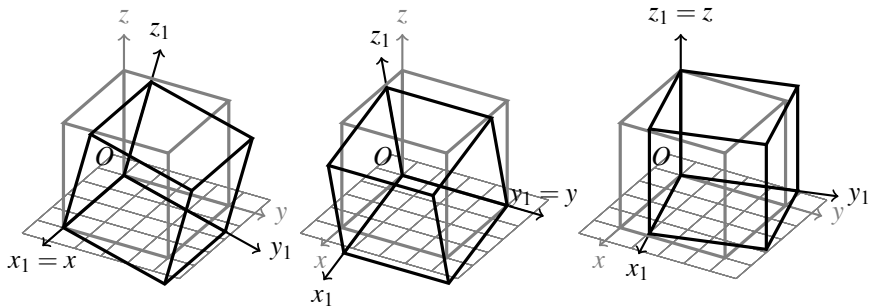


Figure 14.2 – Cube de sommet O fixe repéré dans l'espace. À gauche, le cube a tourné autour l'axe (Ox) ; au centre, autour de (Oy) et à droite, autour de (Oz) .

2 Mouvement de translation

2.1 Définition

Un solide est en **translation** lorsque les directions du repère lié au solide sont fixes par rapport au référentiel d'étude.

2.2 Mouvement d'un point d'un solide en translation

Les directions du repère lié au solide étant fixes dans le référentiel d'étude, on peut faire coïncider les vecteurs de base de $\mathcal{R}_1 : (\vec{u}_{x_1}, \vec{u}_{y_1}, \vec{u}_{z_1})$ avec ceux de $\mathcal{R} : (\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$. La position d'un point P fixé au solide est repérée par rapport au solide par ses coordonnées (x_P, y_P, z_P) telles que :

$$\overrightarrow{O_1P} = x_P \vec{u}_{x_1} + y_P \vec{u}_{y_1} + z_P \vec{u}_{z_1}.$$

Le point P étant fixé au solide, ses coordonnées (x_P, y_P, z_P) sont constantes. La base $(\vec{u}_{x_1}, \vec{u}_{y_1}, \vec{u}_{z_1})$ étant confondue avec la base $(\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$, elle est constante dans $\mathcal{R}$. Le vecteur $\vec{O_1P}$ est donc lui aussi constant dans $\mathcal{R}$. Un vecteur quelconque lié au solide est invariant dans $\mathcal{R}$. Le solide ne tourne pas sur lui-même. La position de P dans $\mathcal{R}$ se déduit de celle de O_1 par une translation de vecteur $\vec{O_1P}$ constant. Le mouvement suivi par un point quelconque d'un solide en translation est alors identique à celui de O_1 .

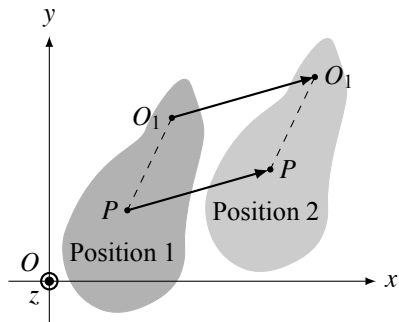


Figure 14.3 – Solide en translation dans $\mathcal{R}$.

2.3 Conséquences

Les vecteurs déplacement infinitésimal, vitesse et accélération de chacun des points du solide sont identiques à chaque instant donc :

- cela a un sens de parler de déplacement, vitesse et accélération du solide ;
- le mouvement du solide est parfaitement défini par la donnée du mouvement d'un de ses points. On choisit souvent O_1 ou le centre d'inertie G du solide.

Tous les points d'un solide en translation ont le même mouvement. Le mouvement du solide est complètement décrit par le mouvement d'un de ses points.

Il suffit de trois coordonnées pour décrire la position d'un solide en translation et on est ramené au cas de la cinématique du point.

Remarque

En lien avec le cours de cinématique du solide de SII, un mouvement de translation d'un solide est caractérisé par la nullité de son vecteur instantané de rotation. Le torseur cinématique est de la forme couple.

2.4 Deux mouvements de translations remarquables

a) Translation rectiligne

Lorsque le mouvement de O_1 est un mouvement rectiligne, tous les points du solide en translation ont un mouvement rectiligne et la translation du solide est qualifiée de **translation rectiligne**. On peut noter que chaque point du solide décrit une portion de droite de même direction mais que l'origine de chacune de ces portions de droite est différente.

Exemple

Un ascenseur est en translation rectiligne verticale par rapport au référentiel lié au sol.

CHAPITRE 14 – CINÉMATIQUE DU SOLIDE

b) Translation circulaire

Lorsque le mouvement de O_1 est un mouvement circulaire, tous les points du solide en translation ont un mouvement circulaire et la translation du solide est qualifiée de **translation circulaire**. On peut noter que chaque point du solide décrit un arc de cercle de même rayon mais que le centre de chacun de ces arcs est différent.

Exemple

Les nacelles d'un manège de type « grande roue » sont en translation circulaire par rapport au référentiel lié au sol.

3 Solides en rotation autour d'un axe fixe

3.1 Définition

Un solide est en rotation autour d'un axe Δ fixe dans $\mathcal{R}$, s'il existe une unique droite Δ immobile à la fois par rapport au solide et au référentiel $\mathcal{R}$.

3.2 Mouvement d'un point d'un solide en rotation

On choisit les origines $O = O_1$ sur l'axe Δ . On fait coïncider l'axe (Oz) du repère d'étude $\mathcal{R}$ et l'axe (O_1z_1) du repère $\mathcal{R}_1$ lié au solide à l'axe fixe Δ . On oriente l'axe de rotation Δ par le vecteur unitaire $\vec{u}_z$. La position du solide est alors entièrement repérée par l'angle θ que fait l'axe (Ox_1) avec l'axe (Ox) (voir figure 14.4).

Un point P lié au solide est repéré par le vecteur $\vec{OP}$ que l'on décompose en une composante parallèle à Δ et une composante qui lui est perpendiculaire. Pour cela, on introduit le point H , projeté orthogonal de P sur Δ et on écrit :

$$\vec{OP} = \vec{OH} + \vec{HP}.$$

Le vecteur $\vec{OH}$ est constant puisqu'il appartient à Δ . La distance HP reste constante puisque H et P appartiennent au solide. Le vecteur $\vec{HP}$ fait un angle constant avec le vecteur $\vec{ux_1}$ car tous deux appartiennent au solide. Le vecteur $\vec{HP}$ est donc entraîné en rotation avec le solide et le point P décrit un cercle de centre H , de rayon HP à la vitesse angulaire $\dot{\theta}$.

Dans $\mathcal{R}$, le mouvement de P est un mouvement circulaire de centre H dans le plan (Hxy) passant par H , orthogonal à $\vec{u}_z$ et orienté par $\vec{u}_z$.

On peut donc définir sa position par ses coordonnées polaires de centre H . On pose $\|\vec{HP}\| = r$, $\vec{u}_r = \frac{\vec{HP}}{r}$ et $\vec{u}_\theta = \vec{u}_z \wedge \vec{u}_r$ le vecteur du plan (Hxy) directement orthogonal à $\vec{u}_r$. On obtient

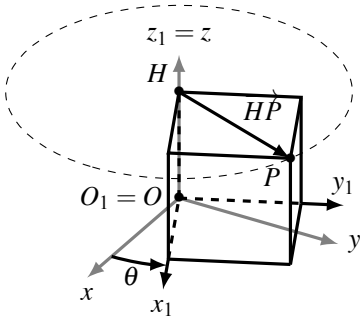


Figure 14.4 – Solide en rotation autour de l'axe (O_1z_1) fixe dans $\mathcal{R}$.

alors :

$$\overrightarrow{HP} = r\vec{u}_r \quad \text{et} \quad \vec{v}_{P/\mathcal{R}} = r\dot{\theta}\vec{u}_\theta,$$

où $\vec{v}_{P/\mathcal{R}}$ représente la vitesse du point P dans le référentiel $\mathcal{R}$. La vitesse angulaire $\dot{\theta}$ est commune à tous les points du solide et mesure la vitesse de rotation du solide autour de son axe de rotation. Elle s'exprime en $\text{rad}\cdot\text{s}^{-1}$.

Le mouvement d'un point P lié à un solide en rotation autour d'un axe fixe Δ est un mouvement circulaire situé dans le plan perpendiculaire à Δ contenant P . La trajectoire est caractérisée par

- son centre H , projeté orthogonal P sur l'axe de rotation Δ ;
- son rayon r , distance de P à l'axe de rotation Δ ;
- sa vitesse angulaire $\dot{\theta}$ égale à la vitesse de rotation du solide autour de Δ .

Dans le système de coordonnées cylindriques d'origine O et d'axe (Oz) , la vitesse instantanée du point P s'écrit :

$$\vec{v}_{P/\mathcal{R}} = r\dot{\theta}\vec{u}_\theta.$$

Il suffit d'une coordonnée angulaire θ pour décrire la position du solide et on est ramené au cas du mouvement circulaire de la cinématique du point.

Remarque

- L'axe de rotation n'est pas forcément situé à l'intérieur du solide.
- La vitesse de rotation est parfois donnée en $\text{tour}\cdot\text{min}^{-1}$, qui n'est pas une unité du Système International. $1 \text{ tour}\cdot\text{min}^{-1} = \frac{2\pi}{60} \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1} \simeq 0,1 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.

3.3 Conséquences

Le déplacement angulaire infinitésimal $d\theta$, la vitesse angulaire $\dot{\theta}$, ainsi que l'accélération angulaire $\ddot{\theta}$ sont identiques pour chacun des points du solide donc :

- cela a un sens de parler de rotation et de vitesse de rotation du solide ;
- le mouvement du solide est parfaitement défini par la donnée du déplacement angulaire d'un de ses points.

Remarque

En lien avec le cours de cinématique du solide de SII, le torseur cinématique pour ce type de mouvement est de la forme glisseur. En prenant $\vec{u}_z$ orienté selon l'axe de rotation, le vecteur $\vec{\Omega} = \dot{\theta}\vec{u}_z$ est le vecteur instantané de rotation du solide par rapport à $\mathcal{R}$. La vitesse de P s'exprime alors $\vec{v}_{P/\mathcal{R}} = \vec{\Omega} \wedge \overrightarrow{OP} = \dot{\theta}\vec{u}_z \wedge r\vec{u}_r = r\dot{\theta}\vec{u}_\theta$ où le vecteur $\vec{u}_\theta = \vec{u}_z \wedge \vec{u}_r$ est tel que $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_z)$ est une base orthonormée directe.

CHAPITRE 14 – CINÉMATIQUE DU SOLIDE

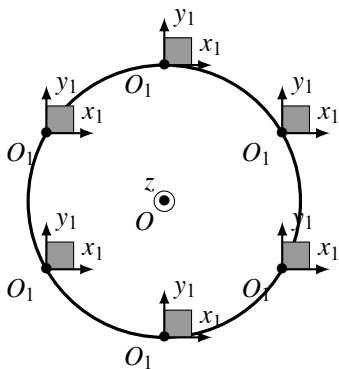
3.4 Quelques exemples de rotation autour d'un axe fixe

Il existe de nombreux exemples de systèmes en rotation autour d'un axe fixe par rapport à un référentiel $\mathcal{R}$. On peut citer :

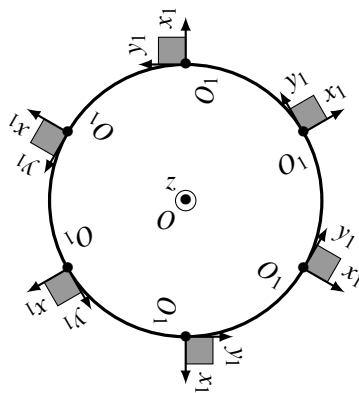
- la Terre dans son mouvement de rotation propre autour de son axe Nord-Sud en un jour sidéral de durée $T = 23\text{ h } 56\text{ min } 4\text{ s} = 86\,164\text{ s}$ par rapport au référentiel géocentrique. La vitesse de rotation est alors constante et égale à $\dot{\theta} = \frac{2\pi}{T} \simeq 7,3.10^{-5}\text{ rad.s}^{-1}$;
- le rotor d'un moteur électrique par rapport au référentiel lié au stator. La vitesse de rotation peut alors varier fortement ;
- une voiture qui prend un virage circulaire par rapport au référentiel lié au sol. Dans ce cas, l'axe de rotation n'est pas dans la voiture mais au centre du virage ;
- les roues d'une voiture se déplaçant en ligne droite par rapport au référentiel lié au châssis de la voiture. L'axe de rotation est alors l'axe du moyeu de la roue. Il est en mouvement par rapport au sol mais fixe par rapport au châssis de la voiture.



Une erreur courante consiste à confondre le mouvement de rotation autour d'un axe fixe et le mouvement de translation circulaire. La figure 14.5 illustre la différence entre ces deux mouvements : tous les points d'un solide en translation circulaire décrivent une trajectoire circulaire de même rayon mais de centres différents et les axes (O_1x_1) et (O_1y_1) restent fixes ; tous les points d'un solide en rotation autour d'un axe fixe décrivent une trajectoire circulaire de même centre mais de rayons différents et les axes (O_1x_1) et (O_1y_1) sont en rotation.



Translation circulaire.



Rotation d'axe (Oz) .

Figure 14.5 – Différence entre le mouvement de translation circulaire et le mouvement de rotation d'un solide carré.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- définir un solide
- mouvement de translation
- mouvement de rotation autour d'un axe fixe
- vitesse angulaire d'un solide en rotation

SAVOIR-FAIRE

- différencier un solide d'un système déformable
- reconnaître et décrire une translation rectiligne, une translation circulaire
- décrire la trajectoire d'un point quelconque d'un solide en rotation autour d'un axe fixe.
Exprimer sa vitesse en fonction de sa distance à l'axe et de la vitesse angulaire

MOTS-CLÉS

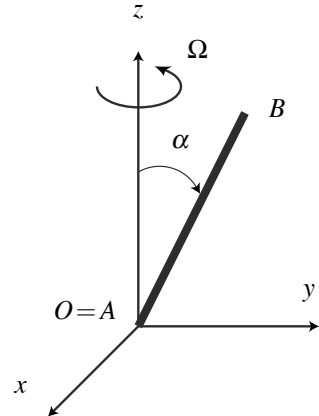
- | | |
|----------------|---------------|
| • solide | • translation |
| • indéformable | • rotation |

S'ENTRAÎNER

14.1 Rotation d'une barre autour d'un axe fixe (★)

Une barre rigide AB de longueur L est en rotation uniforme à la vitesse angulaire Ω autour d'un axe fixe (Oz) dans un référentiel $\mathcal{R}$ lié au repère (O, x, y, z) . La barre est située dans un plan vertical et son extrémité A est confondue avec O . Elle fait un angle α avec l'axe (Oz) .

1. Décrire le mouvement du point A dans $\mathcal{R}$.
2. Décrire celui de B puis exprimer ses vecteurs position, vitesse et accélération. On s'aidera d'un schéma sur lequel on définira une base adaptée au problème.



14.2 Mouvement d'une nacelle de grande roue (★)

La grande roue installée place de la Concorde à Paris a un diamètre de $H = 60$ m. Chaque nacelle, suspendue au bout d'un bras d'une longueur $d = 2,5$ m, réalise un tour en $\Delta t = 10$ min. On note O , le centre de la grande roue.

Décrire le mouvement d'une nacelle. On donnera en particulier les vitesses (linéaire et angulaire) moyennes.



14.3 Face cachée de la Lune (★★)

Dans le référentiel géocentrique, la Lune effectue une révolution circulaire centrée sur la Terre en 27,3 jours. La distance du centre de la Terre au centre de la Lune vaut $D_{TL} = 3,84 \cdot 10^5$ km. Lors de cette révolution, la Lune montre toujours la même face à la Terre.

1. Décrire le mouvement de la Lune dans le référentiel géocentrique. On s'attachera particulièrement à distinguer s'il s'agit d'un mouvement de translation circulaire ou de rotation.

2. En déduire la vitesse angulaire $\dot{\theta}_0$ de la révolution du centre de la Lune sur sa trajectoire.
3. Déterminer la vitesse et l'accélération du centre de la Lune dans le référentiel géocentrique. Calculer numériquement la norme de sa vitesse.
4. Décrire le mouvement de la Lune dans le repère sélénocentrique qui a les mêmes axes de références que le référentiel géocentrique mais pour origine le centre L de la Lune.
5. Déterminer la vitesse angulaire $\dot{\theta}_p$ de la rotation de la Lune sur elle-même.

APPROFONDIR

14.4 Swing de golf (★★)

On considère le mouvement d'un club de golf lors d'un swing représenté sur la chronophotographie ci-jointe avec une prise de vue toutes les 20 ms.

1. Peut-on décrire simplement le mouvement du club de golf ?
2. On se restreint aux moments qui entourent l'impact de la tête du club avec la balle, c'est-à-dire aux 5 positions du club numérotées sur la photographie. Peut-on alors décrire simplement le mouvement du club de golf ?
3. Déterminer les vitesses angulaires moyennes entre chaque prise de vue. Le mouvement du club est-il uniforme ?
4. L'impact avec la balle a approximativement lieu au point 3. Peut-on donner une explication au ralentissement de la vitesse du club observé par la suite ?

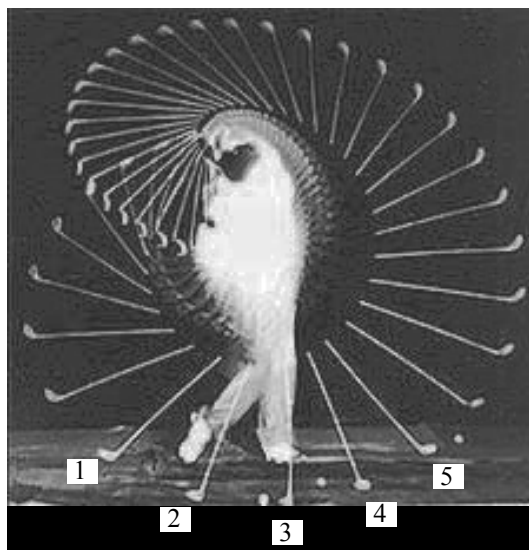


Figure 14.6 – Swing de golf. Source : <http://www.clubmaker-online.com/bj003.gif>.

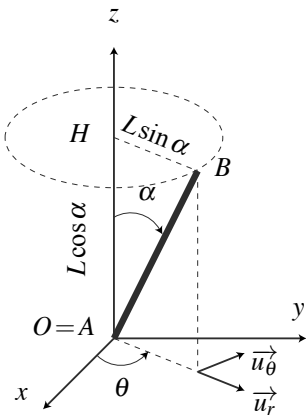
CORRIGÉS

14.1 Rotation d’une barre autour d’un axe fixe

1. Le point A appartient à l’axe de rotation (Oz) fixe dans $\mathcal{R}$. Il est donc fixe.
2. La barre est un solide en rotation autour de l’axe fixe (Oz) à la vitesse angulaire Ω . B décrit donc une trajectoire circulaire et uniforme à la vitesse angulaire Ω . Le centre de la trajectoire de B est son projeté orthogonal H sur l’axe de rotation (Oz) .

La trajectoire de B est circulaire de centre H de coordonnées $(0, 0, z = L \cos \alpha)$ et de rayon $HB = r = L \sin \alpha$ dans le plan perpendiculaire à (Oz) passant par H . On définit la base cylindrique qui suit la barre dans son mouvement de rotation et on applique les résultats du cours de *Cinématique du point* en coordonnées cylindriques pour trouver :

$$\begin{cases} \overrightarrow{OB} &= r \overrightarrow{u_r} + z \overrightarrow{u_z} = L \sin \alpha \overrightarrow{u_r} + L \cos \alpha \overrightarrow{u_z} \\ \overrightarrow{v} &= L \sin(\alpha) \Omega \overrightarrow{u_\theta} \\ \overrightarrow{a} &= -L \sin(\alpha) \Omega^2 \overrightarrow{u_r}. \end{cases}$$



14.2 Mouvement d’une nacelle de grande roue

Une nacelle est en translation circulaire de rayon $R = \frac{H}{2}$ et parcourt le cercle en une durée $\Delta t = 10$ min.

Sa vitesse angulaire moyenne est donc $\langle \dot{\theta} \rangle = \frac{2\pi}{\Delta t} = \frac{2 \times 3,1415}{10 \times 60} = 0,010 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$.

Sa vitesse linéaire moyenne est :

$$\langle R\dot{\theta} \rangle = \frac{2\pi R}{\Delta t} = 0,31 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

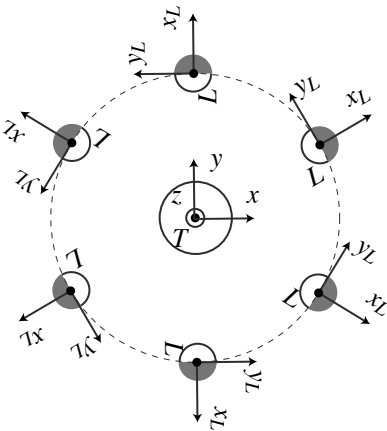
Tous les points de la nacelle décrivent un cercle de même rayon avec la même vitesse moyenne. En revanche, comme on le voit sur la figure ci-contre, la trajectoire n’est pas centrée sur le même point. Le bas de la nacelle décrit un cercle centré sur O_2 alors que le point d’attache de la nacelle sur la roue décrit un cercle centré sur O_1 situé à $d = 2,5$ m au-dessus.



14.3 Face cachée de la Lune

1. La Lune montrant toujours la même face à la Terre, on peut représenter son mouvement dans le référentiel géocentrique comme sur le schéma ci-contre où la face cachée est grisée. Dans le référentiel géocentrique, la Lune a un mouvement de rotation uniforme dans le sens direct autour de l'axe $(T, \vec{u}_z)$.

2. Dans ce référentiel, la Lune retrouve sa position initiale après une durée $\Delta T = 27,3$ jours = $2,359 \cdot 10^6$ s. La vitesse angulaire de la rotation de la Lune autour de la Terre est donc $\dot{\theta}_0 = \frac{2\pi}{\Delta T} = \frac{2 \times 3,1415}{2,359 \cdot 10^6} = 2,66 \cdot 10^{-6} \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.



3. Dans ce référentiel, tous les points fixes de la Lune décrivent une trajectoire circulaire et uniforme à la vitesse angulaire $\dot{\theta}_0$. Le centre de la Lune ne déroge pas à cette règle. Le centre de sa trajectoire est T et son rayon D_{TL} . On peut alors appliquer les résultats de la cinématique du point avec $(\vec{u}_{x_L}, \vec{u}_{y_L})$ la base mobile des coordonnées polaires de centre T :

$$\vec{T}\vec{L} = D_{TL}\vec{u}_{x_L} \quad ; \quad \vec{v}(L) = D_{TL}\dot{\theta}_0\vec{u}_{y_L} \quad ; \quad \vec{a}(L) = -D_{TL}\dot{\theta}_0^2\vec{u}_{x_L}.$$

Numériquement, $\|\vec{v}(L)\| = 3,84 \cdot 10^8 \times 2,66 \cdot 10^{-6} = 1,02 \cdot 10^3 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$

4. Dans le repère sélénocentrique, la Lune a un mouvement de rotation dans le sens direct autour de l'axe $(L, \vec{u}_z)$. Elle fait un tour sur elle-même en $\Delta T = 27,3$ jours.

5. La vitesse angulaire $\dot{\theta}_p$ de la rotation de la Lune sur elle-même est donc la même que la vitesse angulaire $\dot{\theta}_0$ de la révolution de la Lune autour de la Terre. On parle de rotation synchrone.

14.4 Swing de golf

Le club de golf est un solide indéformable tenu par un joueur dont le corps peut se déformer (au sens de la mécanique).

1. Le mouvement du club de golf est un mouvement compliqué qui ne peut pas être décrit simplement dans le cadre de la mécanique du solide. La tête suit une courbe à trois dimensions à laquelle on ne peut pas accéder à l'aide de photographies.

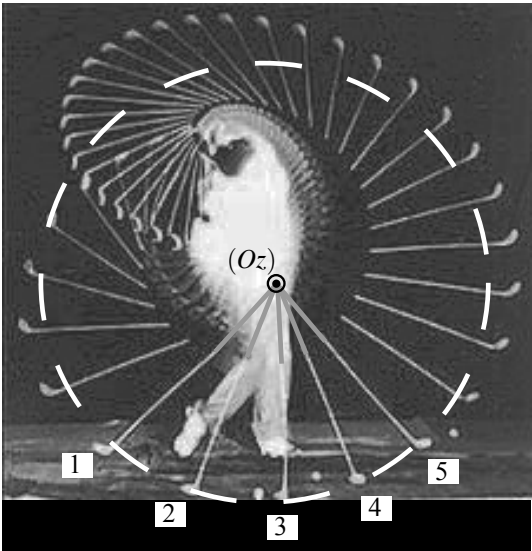
2. Autour de l'impact, le mouvement du club de golf peut raisonnablement être assimilé à un mouvement de rotation autour de l'axe (Oz) représenté sur la chronophotographie ci-jointe.

3. On détermine alors la vitesse moyenne entre deux prises de vue en mesurant l'angle de rotation $\Delta\theta$ du club et en le divisant par la durée entre deux clichés $\Delta t = 20$ ms. On regroupe les résultats dans le tableau suivant :

CHAPITRE 14 – CINÉMATIQUE DU SOLIDE

	rotation 1-2	rotation 2-3	rotation 3-4	rotation 4-5
$\Delta\theta$	24°	24°	21°	18,5°
$\langle\dot{\theta}\rangle$	21 rad·s ⁻¹	21 rad·s ⁻¹	18 rad·s ⁻¹	16 rad·s ⁻¹

4. L’impact avec la balle a approximativement lieu au point 3. Le choc du club sur la balle projette la balle vers l’avant. En réaction, le club de golf est freiné, ce qui explique le ralentissement après l’impact visible directement par le fait que l’écart angulaire entre la position du club est manifestement maximal juste avant l’impact. Les mesures effectuées confirment cette impression visuelle.



Principes de la dynamique newtonienne

15

Dans le chapitre de cinématique du point, on ne s'est intéressé qu'à l'analyse du mouvement et à la description des liens entre les divers vecteurs décrivant ce dernier (position, vitesse et accélération). On n'a jamais cherché à en déterminer les causes. C'est ce point qui est envisagé ici. Cela conduit à introduire la notion de force ainsi qu'à énoncer les trois lois de Newton. Avant cela, il est nécessaire de définir les éléments cinétiques du système.

1 Éléments cinétiques d'un point matériel

1.1 Masse

D'un point de vue cinématique, un point matériel est décrit à l'aide des vecteurs position, vitesse et accélération. Cependant quelques exemples de la vie courante mettent en évidence que le comportement d'un corps ne dépend pas uniquement de ces paramètres cinématiques. Ainsi un joueur de ping-pong sera dans l'impossibilité de renvoyer la balle si celle-ci est remplacée par une boule de billard. De même, si un enfant joue avec des boules de pétanque, il ne pourra pas lancer celles-ci très loin. Il est donc nécessaire d'introduire une grandeur physique mesurant la capacité du corps à résister au mouvement qu'on souhaite lui imposer. Cette propriété s'appelle l'**inertie** du système.

La grandeur introduite est fondamentale au niveau dynamique et s'appelle **masse inerte** ou **masse inertielle** du corps. Il s'agit d'un scalaire positif qui est d'autant plus grand que le corps s'oppose au mouvement. Son unité légale est le kilogramme, de symbole kg. On constate expérimentalement que cette grandeur est proportionnelle à la quantité de matière composant le corps. C'est une grandeur additive, c'est-à-dire que la masse de l'ensemble formé par deux corps est égale à la somme des masses de chacun d'entre eux.

La mesure de cette grandeur s'obtient en pratique à l'aide d'une balance en utilisant la mesure du poids du corps : $\vec{P} = m\vec{g}$ où m est alors la **masse pesante**. Plusieurs problèmes apparaissent avec cette méthode. Tout d'abord, le champ de pesanteur $\vec{g}$ varie à la surface de la Terre. Il est donc *a priori* nécessaire d'effectuer des réglages à chaque déplacement

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

de la balance grâce à une référence. Le deuxième point est l'hypothèse selon laquelle masse inertielle et masse pesante ne sont qu'une seule et même grandeur. Cette égalité, posée en principe appelé « principe d'équivalence », est vérifiée expérimentalement avec une précision relative de 10^{-12} . Par conséquent, on ne fera pas de différence entre masse inerte et masse pesante.

Remarque

La référence universelle de masse est un étalon cylindrique de platine iridié conservé au Pavillon de Breteuil au sein du *Bureau International des Poids et Mesures*. À l'heure actuelle, la masse est la dernière grandeur dont l'unité est définie par un étalon.

Les premières expériences pour établir l'équivalence entre masse inertielle m_i et masse gravitationnelle m_g sont dues à Galilée. Cette équivalence a été confirmée par différentes expériences. En 1890, le hongrois L. von Eötvös a obtenu une précision relative de 10^{-6} à l'aide d'une adaptation de la balance de H. Cavendish. Dans les années 1960, R. H. Dicke et V. B. Brazinsky ont obtenu une précision relative de 10^{-12} avec une méthode basée sur l'étude de l'accélération du Soleil.

La grandeur qui mesure la capacité d'un corps à résister à la mise en mouvement est sa masse mesurée en kg. La masse est un scalaire d'autant plus grand que le corps est inerte. C'est une grandeur extensive (additive) et intrinsèque (liée uniquement au corps considéré).

1.2 Quantité de mouvement

a) Quantité de mouvement d'un point matériel

La **quantité de mouvement** est une grandeur introduite par I. Newton pour formuler les lois de la mécanique portant son nom. Elle est définie par le vecteur :

$$\vec{p} = m \vec{v},$$

pour un point M de masse m et de vecteur vitesse $\vec{v}$ par rapport à un référentiel $\mathcal{R}$. Contrairement à la masse, cette quantité dépend du référentiel dans lequel on travaille puisqu'elle est fonction de la vitesse dans ce référentiel.

b) Quantité de mouvement d'un système de points matériel

Lorsque le système est constitué de plusieurs points matériels, on peut définir sa quantité de mouvement comme la somme des quantités de mouvement de chacun des points qui le constituent. Pour fixer les idées, on se place dans le cas où le système est constitué de deux points matériels M_1 et M_2 de masses respectives m_1 et m_2 et de vitesses respectives $\vec{v}_1$ et $\vec{v}_2$ dans le référentiel $\mathcal{R}$. La quantité de mouvement $\vec{p}$ du système est définie comme la somme des quantités de mouvement de chacun des deux points :

$$\vec{p} = m_1 \vec{v}_1 + m_2 \vec{v}_2.$$

La position du centre de gravité G du système de point est définie par la relation barycentrique définie dans l'appendice sur les outils mathématiques :

$$(m_1 + m_2) \overrightarrow{OG} = m_1 \overrightarrow{OM_1} + m_2 \overrightarrow{OM_2},$$

d'où l'on déduit en dérivant terme à terme :

$$(m_1 + m_2) \frac{d\overrightarrow{OG}}{dt} = m_1 \frac{d\overrightarrow{OM_1}}{dt} + m_2 \frac{d\overrightarrow{OM_2}}{dt} \iff (m_1 + m_2) \vec{v}_G = m_1 \vec{v}_1 + m_2 \vec{v}_2.$$

En posant $m = m_1 + m_2$ la masse du système, la quantité de mouvement du système est ainsi égale à la quantité de mouvement de son centre de gravité G affecté de la masse totale m et animé de la vitesse $\vec{v}_G$:

$$\vec{p} = m\vec{v}_G.$$

Il s'agit d'un résultat général, qui reste vrai pour un système constitué de plus de deux points matériels et par exemple pour un solide de masse m . On peut alors revenir sur notre définition initiale du point matériel en mécanique : on peut assimiler un solide à un point matériel s'il suffit d'étudier le mouvement de son centre de gravité pour comprendre son mouvement.

2 Les trois lois de Newton

Ces trois lois constituent les fondements de la mécanique classique.

2.1 Première loi de Newton : Principe d'inertie

a) Point matériel isolé

Un point matériel est **isolé** s'il n'est soumis à aucune interaction avec l'extérieur.

Il s'agit d'un cas limite utilisé en mécanique. En pratique, un point matériel est considéré comme isolé lorsque l'on peut négliger les forces auxquelles il est soumis.

Exemple

Les sondes Pioneer 10 et 11 et Voyager 1 et 2 qui se dirigent vers les confins du système solaire sont approximativement des systèmes isolés.

b) Énoncé du principe d'inertie

Il existe une classe de référentiels privilégiés appelés **référentiels galiléens** dans lesquels **tout** point matériel isolé est animé d'un mouvement rectiligne et uniforme.

Le principe d'inertie formule l'existence de référentiels particuliers, les référentiels galiléens, dont il fournit une définition à partir du mouvement des points matériels isolés. On constate la différence essentielle apportée par la dynamique vis-à-vis de la cinématique : les référentiels ne jouent plus tous le même rôle.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Cependant, si l'on considère deux référentiels $\mathcal{R}_1$ et $\mathcal{R}_2$ en translation rectiligne et uniforme l'un par rapport à l'autre, tout point matériel animé d'un mouvement rectiligne et uniforme par rapport à $\mathcal{R}_1$ sera également en translation rectiligne et uniforme par rapport à $\mathcal{R}_2$. Lorsque l'un est galiléen alors l'autre l'est également.

Les **référentiels galiléens** sont en translation rectiligne et uniforme les uns par rapport aux autres.

c) Détermination pratique d'un référentiel galiléen

Tout comme la notion de point isolé, à partir duquel elle est définie, la notion de référentiel galiléen est un cas limite. En pratique, on utilise principalement trois référentiels en fonction de la durée du phénomène étudié :

- le **référentiel terrestre** ou **référentiel du laboratoire** est lié à la Terre. Son origine est située au point de la surface du globe où se déroule l'expérience et ses axes sont fixes par rapport à la Terre. Il est considéré comme galiléen lorsque l'on peut négliger la rotation de la Terre autour de l'axe de ses pôles. Il est adapté à l'étude des mouvements se déroulant sur Terre et dont la durée est faible devant la durée d'un jour ;
- le **référentiel géocentrique** a son origine au centre de la Terre et des axes pointant vers des étoiles lointaines fixes. Dans ce référentiel, la Terre tourne sur elle-même autour de l'axe de ses pôles. Il est considéré comme galiléen lorsque l'on peut négliger le mouvement orbital de la Terre dont la durée caractéristique est un an. Il est adapté à l'étude du mouvement des satellites autour de la Terre ;
- le **référentiel héliocentrique** a son origine au centre du Soleil et des axes pointant vers des étoiles lointaines fixes. Il est considéré comme galiléen tant que l'on peut négliger le mouvement orbital du Soleil autour du centre de notre galaxie, la Voie lactée, dont la durée caractéristique est estimée à environ 230 millions d'années. Il est adapté à l'étude du mouvement des planètes autour du Soleil.

2.2 Deuxième loi de Newton : Principe fondamental de la dynamique

On étudie le mouvement d'un point matériel M de masse m dans un référentiel galiléen $\mathcal{R}$. À l'instant t , on note $\vec{OM}$, $\vec{v}$, $\vec{p} = m\vec{v}$ et $\vec{a}$ les vecteurs position, vitesse, quantité de mouvement et accélération de M dans $\mathcal{R}$. On s'intéresse aux causes des mouvements et/ou de leur modification, c'est-à-dire aux interactions mécaniques entre le système et le milieu extérieur.

a) Notion de force

Un système peut être mis en mouvement ou, s'il est déjà en mouvement, ce dernier peut être modifié. Les causes de cette « modification » doivent être recherchées dans ses interactions avec l'extérieur. Cela conduit à définir la notion de forces.

Une **force** est une grandeur vectorielle décrivant l'interaction capable de modifier et/ou de produire un mouvement ou une déformation du système.

La force est décrite par un vecteur ; le caractère vectoriel de la force apparaît dans des expériences simples. Par exemple, lorsque l'on tire sur un ressort, on constate que ce dernier

s'allonge le long d'une direction et dans un sens qui sont ceux de la force qu'on lui applique. Son allongement est d'autant plus grand que la force est importante. Trois paramètres : direction, sens et intensité interviennent pour déterminer l'action exercée sur le ressort. Un vecteur défini par ces trois mêmes paramètres décrit la force. Il faudra donc donner la direction, le sens et la norme d'une force pour la connaître parfaitement.

On distingue deux grandes catégories de forces : les forces à distance et les forces de contact. On abordera plus tard en détail ces deux types d'interactions.

b) Énoncé du principe fondamental de la dynamique

Ayant admis l'existence d'un référentiel galiléen et de forces caractérisant les interactions du système avec l'extérieur, on se place dans ce référentiel et on modélise les effets des forces extérieures sur le système.

Dans un référentiel galiléen, la dérivée par rapport au temps du vecteur quantité de mouvement du système étudié est égale à la somme des forces extérieures s'exerçant sur ce dernier. Mathématiquement, cela se traduit par la relation :

$$\frac{d\vec{p}}{dt} = \sum_i \vec{f}_i. \tag{15.1}$$

Interprétation Ce principe relie la dérivée d'un terme cinétique, le vecteur quantité de mouvement, à un terme dynamique, la somme des forces extérieures traduisant les actions extérieures subies par le point matériel. Cette relation peut être utilisée dans les deux sens :

- obtenir la description cinématique du mouvement connaissant les forces subies par le point matériel ;
- déterminer la somme des forces s'exerçant sur le point matériel à partir de la connaissance du mouvement.

Remarque

Le principe fondamental de la dynamique est également appelé « relation fondamentale de la dynamique » ou « théorème de la quantité de mouvement ».

La somme des forces extérieures est également appelée « résultante des forces ».

c) Première conséquence : cas des systèmes pseudo-isolés

Les systèmes **pseudo-isolés** sont définis comme les systèmes pour lesquels la somme des forces extérieures appliquées est nulle à tout instant :

$$\sum_i \vec{f}_i = \vec{0} \quad \implies \quad \frac{d\vec{p}}{dt} = \vec{0}.$$

Pour de tels systèmes, le principe fondamental de la dynamique montre que la quantité de mouvement $\vec{p}$, et donc la vitesse $\vec{v}$, sont constantes au cours du temps. Ces systèmes sont animés d'un mouvement rectiligne uniforme dans un référentiel galiléen. Ceci explique leur dénomination : tout se passe comme s'ils étaient isolés.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

d) Cas particulier d'un système à masse constante :

Dans ce cas, il est possible de « sortir » la masse de la dérivée de la quantité de mouvement puisqu'il s'agit d'une constante : $\frac{d\vec{p}}{dt} = \frac{d(m\vec{v})}{dt} = m\frac{d\vec{v}}{dt} = m\vec{a}$.

Le principe fondamental de la dynamique s'écrit alors sous la forme :

$$m\vec{a} = \sum_i \vec{f}_i.$$

Remarque

Il faut se méfier de cette formulation qui ne s'applique qu'aux systèmes de masse constante. Le cas d'une fusée qui consomme du carburant et voit sa masse diminuer ou encore celui d'une goutte d'eau qui tombe dans une atmosphère contenant de la vapeur d'eau et grossit au cours du mouvement ne peuvent pas être traités avec cette relation. Il est donc fortement conseillé de retenir le principe fondamental de la dynamique sous la forme générale de l'équation (15.1).

e) Cas particulier d'un système à l'équilibre :

La quantité de mouvement des systèmes à l'équilibre est nulle à tout instant :

$$\vec{p} = \vec{0} \implies \frac{d\vec{p}}{dt} = \vec{0}.$$

Le principe fondamental de la dynamique s'écrit alors :

$$\sum_i \vec{f}_i = \vec{0},$$

que l'on appelle parfois principe fondamental de la statique.

2.3 Troisième loi de Newton : principe des actions réciproques

a) Énoncé du principe des actions réciproques

Ce principe, qui constitue la troisième loi de Newton, est également appelé « principe de l'action et de la réaction ».

Si le milieu extérieur exerce la force $\overrightarrow{f_{ext \rightarrow M}}$ sur M , alors M exerce la force $\overrightarrow{f_{M \rightarrow ext}}$ sur le milieu extérieur telle que $\overrightarrow{f_{M \rightarrow ext}} = -\overrightarrow{f_{ext \rightarrow M}}$. Les actions de M sur l'extérieur et de l'extérieur sur M sont opposées donc de même norme et de sens différents.

Exemple

Lorsque l'on réalise un coup au tennis, les cordes de la raquette appliquent une force sur la balle pour la mettre en mouvement. Par réaction, la balle applique une force sur les cordes. À la longue, ces forces provoquent l'usure des cordes qui finissent par casser.

b) Cas de l'interaction avec un milieu extérieur réduit à un point

Si le système et le milieu extérieur avec lequel a lieu l'interaction sont tous deux ponctuels et nommés M et M_{ext} , les forces $\overrightarrow{f_{M \rightarrow ext}}$ et $\overrightarrow{f_{ext \rightarrow M}}$ s'exercent de plus sur la même droite d'action qui relie les deux points (MM_{ext}). En effet, dans ce cas, le problème présente une symétrie d'axe (MM_{ext}). Les forces doivent présenter la même symétrie en vertu du principe de Curie¹. Elles sont donc portées par le même axe.

3 Limite de validité de la mécanique classique

3.1 Qu'est-ce qu'un principe ?

Les trois lois de Newton constituent la base de la dynamique newtonienne et de la mécanique classique. Il s'agit de principes au sens où ces lois sont postulées et non démontrées théoriquement. Elles sont considérées comme valables tant que l'expérience ne les a pas contredit. Ce sont les écarts entre certaines observations expérimentales et les prédictions théoriques issues des principes de Newton, qui ont conduit à l'édification des théories de la mécanique quantique et de la mécanique relativiste, en posant des principes différents de ceux de I. Newton. Pour les problèmes envisagés ici, ceux-ci sont bien évidemment valables mais on va détailler les limites de validité de ces principes.

3.2 Les hypothèses de la mécanique classique

Les hypothèses de la mécanique ne sont pas souvent formulées car elles paraissent évidentes. Cependant, la physique moderne limite la portée de la mécanique classique en remettant en cause ces évidences. Il n'est donc pas inutile de les énoncer :

- le temps est universel, il ne dépend pas de l'observateur ;
- l'espace est euclidien ;
- le comportement des systèmes mécaniques est déterministe : deux objets identiques placés dans des conditions identiques (mêmes conditions initiales et forces appliquées identiques) suivent un mouvement identique ;
- l'espace et le temps sont des grandeurs continues.

3.3 Les limites de la mécanique classique

À la fin du XIX^e siècle, certaines observations ne sont pas explicables par la théorie classique. Au début du XX^e siècle, de nouvelles théories voient le jour. Ces nouvelles théories ne remettent pas en cause les résultats de la mécanique classique mais elles en fixent les limites de validité et la complètent.

- La théorie classique est valide tant que le système ne va pas trop vite. Pour quantifier la notion de « trop vite », on compare la vitesse v du système à celle de la lumière c . Si $v \ll c$, la théorie classique est valide. Sinon, il faut tenir compte de la théorie de la relativité restreinte énoncée par A. Einstein en 1905. Le temps perd son caractère absolu, il devient relatif et dépend du référentiel dans lequel on réalise l'étude.
- La théorie classique est valide tant que l'on n'est pas trop proche d'un objet massif. Pour

1. Ce principe stipule que les effets présentent au minimum les mêmes symétries que les causes.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONNIENNE

quantifier la notion de « trop proche », on compare la distance R séparant le système et l'objet massif à une distance caractéristique R_S appelée rayon de Schwartzchild². Si $R \gg R_S$, la théorie classique s'applique. Sinon, il faut tenir compte de la relativité générale énoncée par A. Einstein en 1916. L'espace perd son caractère euclidien, il peut être courbé par une très grande masse (étoile massive, trou noir).

- La théorie classique est valide pour des objets de taille suffisante. Pour quantifier la notion de « taille suffisante », on compare la taille l du système à la longueur d'onde de de Broglie λ définie dans le chapitre *Introduction au monde quantique*. Si $l \gg \lambda$, la théorie classique s'applique. Sinon, il faut tenir compte de la théorie de la mécanique quantique énoncée par N. Bohr, L. de Broglie, P. Dirac, A. Einstein, W.K. Heisenberg, M. Planck, E. Schrodinger et bien d'autres dans la première moitié du XX^e siècle. Le déterminisme classique doit être abandonné au profit d'une approche probabiliste.

4 Premières applications : détermination d'une loi de force

On a vu dans le chapitre de cinématique, qu'on est capable d'observer le mouvement d'un point et de déterminer son accélération. Le principe fondamental de la dynamique permet de déterminer l'expression des forces usuelles à partir de ces observations.

4.1 Détermination dynamique d'une force : mesure de g

Lors de l'étude cinématique du mouvement, on a observé, dans le référentiel terrestre, le mouvement d'un corps de masse $m = (50 \pm 1)\text{g}$ soumis à la pesanteur terrestre. On a trouvé que l'accélération était verticale, dirigée vers le bas et de norme : $a = (10,1 \pm 0,4)\text{m}\cdot\text{s}^{-2}$. Les incertitudes sur les valeurs ci-dessus sont à prendre au sens d'incertitudes élargies à un niveau de confiance identique de 95%. On suppose que le référentiel terrestre est galiléen et qu'on peut négliger toutes les forces autres que le poids. Le système est soumis uniquement à son poids $\vec{P}$ et en lui appliquant le principe fondamental de la dynamique, on trouve :

$$m\vec{a} = \vec{P} = m\vec{g} \quad \Longleftrightarrow \quad \vec{a} = \vec{g},$$

qui correspond à un mouvement à accélération constante. On en déduit que l'accélération de la pesanteur $\vec{g}$ est verticale, dirigée vers le bas et de norme $g = a$. On trouve l'incertitude sur le poids $P = mg$ en sommant les incertitudes relatives sur m et sur g :

$$\frac{\Delta P}{P} = \sqrt{\left(\frac{\Delta m}{m}\right)^2 + \left(\frac{\Delta g}{g}\right)^2} = \sqrt{\left(\frac{1}{50}\right)^2 + \left(\frac{0,4}{10,1}\right)^2} = 5\%.$$

On en déduit que la norme du poids qui s'applique sur le système est, avec un niveau de confiance de 95% :

$$P = mg = (0,505 \pm 0,025)\text{N}.$$

2. Le rayon de Schwartzchild d'un corps céleste de masse M est défini par la relation $R_S = 2\mathcal{G}M/c^2$ où $\mathcal{G} = 6,67 \cdot 10^{-11} \text{N}\cdot\text{m}^2\cdot\text{kg}^{-2}$ est la constante de gravitation universelle.

Remarque

Cette démarche permet à I. Newton de déterminer l'expression de la force d'attraction gravitationnelle en déterminant l'accélération des planètes autour du Soleil grâce aux observations de J. Kepler.

4.2 Détermination statique d'une force

Une fois que l'on connaît une force (par exemple le poids), on peut déterminer les autres forces par comparaison. C'est la méthode de mesure statique qui permet, à partir de situations d'équilibre, de déterminer des égalités de forces.

Pour clarifier le problème, on étudie la situation suivante : on attache un ressort à un support et on le laisse évoluer vers un état d'équilibre. Dans un premier temps, l'extrémité libre est laissée à vide et on mesure une longueur à vide l_0 . Dans un deuxième temps, on accroche une masse connue m à son extrémité libre et on mesure une longueur à l'équilibre l_{eq} . Lorsque la masse est à l'équilibre dans le référentiel terrestre, son accélération est nulle. Or elle est soumise à deux forces :

- son poids $\vec{P} = m \vec{g}$;
- la force de rappel exercée par le ressort $\vec{T}_{eq}$.

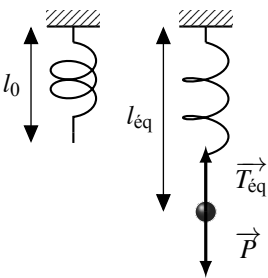


Figure 15.1 –
Allongement d'un
ressort auquel on
suspend une masse.

Le principe fondamental de la dynamique donne :

$$\vec{a} = \vec{0} = \vec{P} + \vec{T}_{eq} \Leftrightarrow \vec{T}_{eq} = -m \vec{g}.$$

En faisant varier la masse m suspendue au ressort, on observe alors que plus m est grand, plus le ressort est étiré à l'équilibre. On dispose ainsi d'une méthode qui permet d'étudier le lien entre la force exercée par le ressort $\vec{T}_{eq}$ et son allongement $\Delta l = l_{eq} - l_0$. On peut alors montrer que la force exercée par le ressort est proportionnelle à son allongement (voir paragraphe 5.3).

Remarque

La mesure de force en statique est actuellement utilisée pour mesurer des forces à l'aide d'un dynamomètre. Historiquement, ce type de démarche permet à H. Cavendish de déterminer la valeur de la constante de gravitation $\mathcal{G}$ par comparaison avec la force connue exercée par un pendule de torsion.

5 Classification des forces

En mécanique, au niveau macroscopique, on observe deux grands types de forces : les **forces de contact** et les **forces à distance**. Dans cette partie, on décrit les forces usuelles que le milieu extérieur peut exercer sur le système étudié. Toutes ces forces sont des modèles traduisant au niveau macroscopique les effets de quatre **interactions fondamentales** que l'on va très brièvement présenter.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

5.1 Les quatre interactions fondamentales

Au niveau des particules élémentaires de la matière, les interactions sont au nombre de quatre. Le tableau 15.1 les décrit très brièvement. Pour lire ce tableau, on rappelle que les particules dérivées des quarks les plus connues sont les protons et les neutrons (les électrons et les neutrinos font partie de la famille des leptons). Par ailleurs, l’interaction faible est dénommée ainsi car elle est 10^5 fois plus faible que l’interaction forte.

Interaction	Particules concernées	Portée	Principale manifestation
Forte	quarks et dérivés	$\simeq 10^{-15}$ m	cohésion des noyaux
Faible	constituants des noyaux	$\simeq 10^{-18}$ m	radioactivité β
Électromagnétique	particules chargées	infinie	existence des atomes réactions chimiques
Gravitationnelle	particules massiques	infinie	existence et trajectoires des astres, des planètes

Tableau 15.1 – Les interactions fondamentales et leurs principales manifestations.

Remarque

Le souhait d’obtenir une théorie unique pour rendre compte de l’ensemble de ces quatre interactions est très ancien. Dans les années 1960, S.H. Glashow, A. Salam et S. Weinberg (prix Nobel en 1979) ont proposé un modèle électrofaible unifiant les interactions faible et électromagnétique. Cette théorie a été vérifiée expérimentalement en 1983. À ce jour, aucune théorie unificatrice n’a été établie malgré de nombreuses recherches.

Les interactions forte et faible sont négligeables au niveau macroscopique. Dans la suite, on n’en tiendra pas compte puisqu’on se placera à cette échelle. Il suffit ici de savoir que ces interactions existent et permettent d’expliquer des phénomènes du noyau incompréhensibles à l’aide des interactions électromagnétiques et gravitationnelles.

5.2 Forces à distance

Ces forces s’appliquent sans qu’il y ait de contact entre le milieu extérieur et le système.

a) Force gravitationnelle

Cette force s’applique au centre de gravité G du système de masse m situé dans un champ gravitationnel $\vec{g}_{\text{gravi}}$ créé en M par le milieu extérieur. On se restreint au cas le plus simple où le champ gravitationnel est créé par une masse ponctuelle m_p placée en P et où le système est réduit à un point $M = G$.

La force gravitationnelle entre deux masses m_p et m placées en P et M est :

- attractive ;
- de norme proportionnelle à m et m_p , ainsi qu'à l'inverse du carré de la distance PM .

Elle s'écrit :

$$\overrightarrow{F_{P \rightarrow M}} = -\overrightarrow{F_{M \rightarrow P}} = -\mathcal{G} m_p m \frac{\overrightarrow{PM}}{PM^3} = -\frac{\mathcal{G} m_p m}{PM^2} \overrightarrow{u_{PM}}$$

où $\overrightarrow{u_{PM}}$ est le vecteur unitaire dirigé de P vers M et $\mathcal{G} = 6,67 \cdot 10^{-11} \text{ N} \cdot \text{m}^2 \cdot \text{kg}^{-2}$ est la **constante de gravitation universelle**.

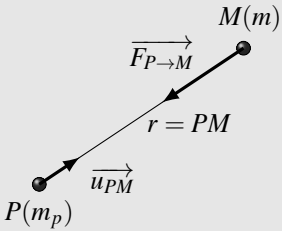


Figure 15.2 – Force gravitationnelle entre deux masses m_p et m placées en P et M .

Remarque

On peut aussi écrire $\overrightarrow{F_{P \rightarrow M}} = m \left(-\frac{\mathcal{G} m_p}{PM^2} \overrightarrow{u_{PM}} \right) = m \vec{g}_{\text{gravi}}$ en introduisant le champ gravitationnel créé en M par la masse m_p placée en P : $\vec{g}_{\text{gravi}} = -\frac{\mathcal{G} m_p}{PM^2} \overrightarrow{u_{PM}}$. Cette notation présente l'avantage de séparer ce qui dépend de la masse m de ce qui dépend du milieu extérieur. De ce fait le champ gravitationnel $\vec{g}_{\text{gravi}}$ existe en M même si la masse m n'est pas présente au point M . Cela permet de généraliser au cas où le milieu extérieur est plus compliqué qu'une masse ponctuelle placée en P . Le champ gravitationnel a alors une expression différente.

b) Le poids

Lorsqu'on étudie des mouvements dans le référentiel terrestre, on tient compte d'une force à distance appelée le **poids**. Cette force est définie dans le référentiel terrestre local comme la force exercée sur un système de masse m par la Terre. Elle s'applique au centre de gravité du système de masse m lorsqu'on étudie son mouvement au voisinage de la Terre dans le référentiel terrestre. La verticale est définie par la direction du poids : pour la repérer, on utilise un fil à plomb qui se place verticalement à l'équilibre. Le poids est vertical, dirigé vers le bas et de norme mg .

La force de pesanteur terrestre exercée sur un système de masse m au voisinage de la Terre s'applique au centre de gravité du système et vaut :

$$\vec{P} = m \vec{g},$$

où $\vec{g}$ est l'accélération de la pesanteur, verticale vers le bas. $\|\vec{g}\| = 9,8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Modélisation du poids Dans ce qui suit, on se restreint au cas le plus simple où le système est réduit à un point matériel M de masse m qui coïncide alors avec son centre de gravité. En admettant que la force gravitationnelle exercée par la Terre sur M est la même que si toute la masse de la Terre était concentrée en son centre P , la force gravitationnelle exercée par la Terre est alors $\overrightarrow{F_{\text{Terre} \rightarrow M}} = m \overrightarrow{g}_{\text{gravi, Terre}} \simeq m \left(-\frac{\mathcal{G} m_{\text{Terre}}}{R_T^2} \overrightarrow{u_{PM}} \right)$ au voisinage du sol. En gardant trois chiffres significatifs pour :

- $R_T = 6371 \text{ km} \simeq 6,37 \cdot 10^6 \text{ m}$, le rayon terrestre moyen ;
- $\mathcal{G} = 6,67 \cdot 10^{-11} \text{ N} \cdot \text{m}^2 \cdot \text{kg}^{-2}$, la constante gravitationnelle ;
- $M_T = 5,97 \cdot 10^{24} \text{ kg}$, la masse de la Terre,

on trouve $\| \overrightarrow{g}_{\text{gravi, Terre}} \| = 6,67 \cdot 10^{-11} \frac{5,97 \cdot 10^{24}}{(6,37 \cdot 10^6)^2} = 9,81 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$.

Ce modèle explique le champ de pesanteur avec une précision relative de l'ordre de 10^{-3} .



En référentiel terrestre, on tient compte du poids qui inclue l'attraction gravitationnelle terrestre. Il ne faut jamais compter les deux forces en même temps.

Remarque

Pour modéliser l'accélération de la pesanteur g avec une précision relative supérieure 10^{-3} , il faut tenir compte de la rotation de la Terre sur elle-même autour de son axe Nord-Sud en 1 jour qui a deux effets d'intensité comparable. En premier lieu, la rotation entraîne un aplatissement de la Terre au niveau des pôles. L'aplatissement est de 21 km : son rayon équatorial vaut 6378 km et son rayon polaire 6357 km. En second lieu, la rotation provoque l'apparition d'une « force centrifuge » que l'on doit ajouter vectoriellement à la force gravitationnelle. Finalement, g varie en fonction de la latitude λ selon une formule adoptée en 1967 par l'Union Géodésique et Géophysique Internationale :

$$g = g_0 (1 + k_1 \sin^2(\lambda) + k_2 \sin^2(2\lambda))$$

avec $g_0 = 9,780318 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$, $k_1 = 5,3024 \cdot 10^{-3}$, $k_2 = -5,8 \cdot 10^{-6}$.

Par ailleurs, g diminue de $3 \cdot 10^{-6} \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$ par mètre d'altitude.

c) Force électrostatique

Cette force s'applique au point matériel M de charge q placé dans un champ électrostatique $\overrightarrow{E}_{\text{ext}}$ créé en M par le milieu extérieur. Elle est proportionnelle à la charge du point matériel M et s'annule lorsque le point M n'est pas chargé :

$$\overrightarrow{F} = q \overrightarrow{E}_{\text{ext}}.$$

Cas de l'interaction coulombienne Dans le cas où le milieu extérieur est réduit à une charge ponctuelle, on parle d'**interaction coulombienne**.

La force coulombienne exercée par une charge q_p placée en P sur la charge q placée en M est :

- attractive si q et q_p sont de signes opposés ;
- répulsive si q et q_p sont de même signe ;
- de norme proportionnelle à q et q_p , ainsi qu'à l'inverse du carré de la distance PM .

Elle s'écrit :

$$\overrightarrow{F_{P \rightarrow M}} = \frac{qq_p}{4\pi\epsilon_0} \frac{\overrightarrow{PM}}{PM^3} = \frac{qq_p}{4\pi\epsilon_0} \frac{\overrightarrow{u_{PM}}}{PM^2}$$

où $\overrightarrow{u_{PM}}$ est le vecteur unitaire dirigé de P vers M et $\epsilon_0 = 8,85 \cdot 10^{-12} \text{ F}\cdot\text{m}^{-1}$ la **permittivité du vide**.

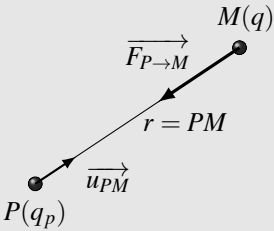


Figure 15.3 – Interaction coulombienne entre deux charges q_p et q placées en P et M . Sur le schéma, q_p et q sont de signes opposés.

Remarque

On peut aussi écrire $\overrightarrow{F_{P \rightarrow M}} = q \left(\frac{q_p}{4\pi\epsilon_0 PM^2} \overrightarrow{u_{PM}} \right) = q \vec{E}_{\text{ext}}$ en introduisant le champ électrique créé en M par la charge q_p placée en P : $\vec{E}_{\text{ext}} = \frac{q_p}{4\pi\epsilon_0 PM^2} \overrightarrow{u_{PM}}$. Cette notation présente l'avantage de séparer ce qui dépend de la charge q de ce qui dépend du milieu extérieur. De ce fait le champ électrostatique $\vec{E}_{\text{ext}}$ existe même si la charge q n'est pas présente au point M . On peut alors généraliser cette expression au cas où le milieu extérieur est plus compliqué qu'une charge ponctuelle placée en P . Le champ électrique a alors une expression différente qui sera donnée.

d) Généralisation : force électromagnétique ou force de Lorentz

Cette force s'applique au point matériel M de charge q placé dans un champ électromagnétique $(\vec{E}, \vec{B})$ créé par le milieu extérieur. Cette force généralise le cas précédent dans le cas où il y a à la fois un champ électrique et un champ magnétique. Elle fera l'objet d'une étude spécifique dans un prochain chapitre. À ce niveau du cours, les champs $\vec{E}$ et $\vec{B}$ seront donnés.

La force de Lorentz sur point matériel M de charge q animé d'une vitesse $\vec{v}$ est :

$$\vec{F} = q \left(\vec{E} + \vec{v} \wedge \vec{B} \right),$$

où $\vec{E}$ est le champ électrostatique local et $\vec{B}$ le champ magnétique local.

 $\vec{v} \wedge \vec{B}$ est le produit vectoriel de $\vec{v}$ par $\vec{B}$ défini dans l'appendice mathématique.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

5.3 Forces de contact

Par opposition aux forces étudiées au paragraphe précédent qui avaient une action à distance, on s’intéresse maintenant aux actions qui n’existent que lors d’un contact entre systèmes.

a) Définition des forces de contact

Lorsqu’un point matériel n’est soumis qu’à des forces à distance, on dit qu’il est libre : sa trajectoire n’est pas astreinte à rester dans une zone plus ou moins confinée de l’espace. C’est le cas par exemple d’un corps qui tombe dans le champ de pesanteur en l’absence de tout frottement. On s’intéresse maintenant aux forces qui n’interviennent qu’en présence d’un contact du point matériel avec un solide ou un fluide. On aura alors essentiellement des forces de liaison et des forces de frottement.

Il n’existe pas de théorie permettant de déterminer les forces de contact à l’aide de considérations microscopiques que l’on pourrait étendre à l’échelle macroscopique. Tout ce qui va suivre ne sera donc qu’une approche phénoménologique, c’est-à-dire obtenue expérimentalement, et valable uniquement dans le même contexte.

b) Tension d’un fil

Un fil de masse négligeable prend une forme rectiligne dès qu’il est tendu. Il exerce alors sur un objet accroché à une de ses extrémités une **tension** notée $\vec{T}$. La direction de cette force est celle du fil. Elle est toujours dirigée d’une extrémité du fil vers l’autre : un fil peut tirer un objet mais pas le repousser. La norme de la tension est *a priori* indéterminée, sa valeur dépend des autres forces. Dans le cas où le fil n’est pas tendu, la tension est nulle.

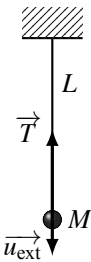


Figure 15.4 – Tension d’un fil.

La force de tension exercée par un fil tendu sur un objet accroché à l’une de ses extrémités vaut :

$$\vec{T} = -T\vec{u}_{\text{ext}} \quad \text{où :}$$

- $\vec{u}_{\text{ext}}$ est un vecteur unitaire parallèle au fil, toujours orienté vers l’extérieur du fil ;
- $T > 0$ est la norme de cette tension.

c) Force de rappel élastique exercée par un ressort

Les ressorts envisagés sont supposés idéaux : on peut négliger leur masse devant celle du point M attaché à leur extrémité et, après une elongation ou une compression, ils reprennent leur forme et leur longueur initiales. La force qu’un ressort exerce sur un objet auquel il est accroché s’applique au point d’attache, le long du ressort, dans une direction opposée à son « allongement » (qui pourra être un réel allongement ou une compression) et son intensité est proportionnelle à l’allongement.

L’allongement $\Delta l = l - l_0$ est une grandeur algébrique :

- il est positif si le ressort est étiré : $\Delta l = l - l_0 > 0$;
- il est négatif si le ressort est comprimé : $\Delta l = l - l_0 < 0$.

La force s’oppose à la déformation du ressort par rapport à sa forme au repos (c’est-à-dire sans déformation) : c’est une force de rappel.

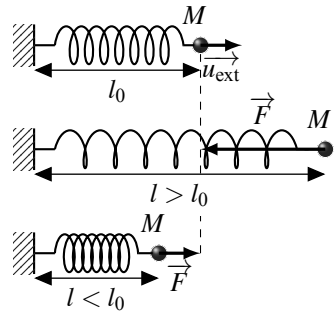


Figure 15.5 – Tension d'un ressort.

La force de rappel élastique vaut : $\vec{F} = -k\Delta l\vec{u}_{\text{ext}}$ où :

- $\vec{u}_{\text{ext}}$ est un vecteur unitaire parallèle au ressort, orienté vers l’extérieur du ressort ;
- $\Delta l = l - l_0$ est l’allongement du ressort en notant respectivement l et l_0 la longueur du ressort et sa longueur à vide ;
- k est une constante de proportionnalité caractéristique du ressort utilisé et appelée **raideur du ressort**, exprimée en $\text{N}\cdot\text{m}^{-1}$ dans les unités du système international.

d) Action exercée par un support solide

Cette force s’applique au point matériel M de masse m en contact avec le milieu extérieur par un contact solide. Le point M peut être posé sur un support ou enfilé sur une tige.



Figure 15.6 – À gauche, la force $\vec{f}$ est insuffisante pour mettre le solide en mouvement sur son support horizontal. Elle est compensée par les frottements solides $\vec{R}_N$. À droite, la force de poussée $\vec{f}$ est plus grande et on a dépassé le seuil d’adhérence. Le solide glisse sur son support.

Exemple introductif On étudie un solide posé sur un plan horizontal que l’on pousse avec une force $\vec{f}$ (figure 15.6). Lorsque la poussée est faible le solide ne se met pas en mouvement : la force de frottement solide l’empêche de se déplacer. Étant donné que l’on est à l’équilibre, la somme des forces appliquées au système est nulle : la force de poussée est compensée par la force de frottement solide. Si l’on pousse plus fort, la force de frottement solide s’adapte et empêche le mouvement. Lorsque l’on pousse encore plus fort, on arrive à une force seuil au-delà de laquelle le solide se met à glisser. On parle de seuil d’adhérence. Au-delà de ce seuil, la force de frottement solide est constante et le solide glisse.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Paramétrisation de la force de contact Le contact entre l'objet M et le support solide permet de définir un point de contact I et un plan de contact $\mathcal{P}$. On caractérise le plan de contact par son vecteur normal unitaire $\vec{n}$ que l'on oriente du support vers l'objet. On décompose alors la force de contact $\vec{R}$ en deux :

$$\vec{R} = \vec{R}_T + \vec{R}_N,$$

où les composantes tangentielles $\vec{R}_T$ et normales $\vec{R}_N$ de la force de contact ont les propriétés suivantes :

- $\vec{R}_N$ est la réaction normale du support. Sa norme est indéterminée *a priori* et dépend des autres forces. Sa direction et son sens sont ceux de $\vec{n}$: elle s'oppose à la pénétration de l'objet dans le support. Elle est orientée du support vers le système.
- $\vec{R}_T$ est la réaction tangentielle du support. Elle appartient au plan de contact. Elle correspond à une force de frottement solide entre les surfaces en contact. Comme toute force de frottement, elle s'oppose au mouvement.

Pour déterminer la composante normale de la force, on utilise le principe fondamental de la dynamique en projection sur $\vec{n}$. Quant aux forces de frottement, elles sont données si nécessaire.

 Les coefficients de frottement dépendent de la nature des matériaux et de l'état de rugosité des surfaces. Lorsqu'il n'y a pas de frottements, $\mu_d = \mu_s = 0$. La force de contact est réduite à $\vec{R}_N$. Elle est donc perpendiculaire au support.

Remarque

La force de contact est une force de liaison entre le mobile et le support. Pour un anneau enfilé sur une tige par exemple, c'est elle qui guide le mobile le long de la tige. Pour un mobile se déplaçant sur un plan horizontal, c'est elle qui assure la planéité du mouvement en s'opposant aux autres forces verticales telles que le poids.

 Lorsque l'on cherche à montrer que le contact est rompu entre le système et son support, on peut déterminer la **rupture de contact** par le fait que $\vec{R} = \vec{0}$.

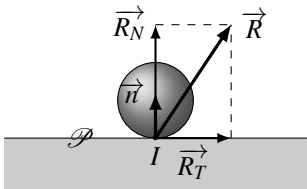


Figure 15.7 – Force de contact entre un système et un support. Le point de contact I , le plan de contact $\mathcal{P}$ et sa normale $\vec{n}$ sont représentés, ainsi que la force de contact $\vec{R} = \vec{R}_N + \vec{R}_T$.

e) Action exercée par un fluide

Il existe principalement trois forces exercées par un fluide sur un solide plongé dans ce fluide : la **poussée d'Archimède**, la **force de traînée**, la **force de portance**. Ces forces sont toutes dues au contact du fluide environnant sur le corps immergé. La poussée d'Archimède, qui s'exerce sur les solides plongés dans un fluide, existe même si le solide est au repos par rapport au fluide. Les forces de traînée et de portance n'existent que lorsque le solide est en mouvement par rapport au fluide. Elles dépendent de la vitesse relative $\vec{v}$ du solide par rapport au fluide.

La poussée d’Archimède Tout corps plongé dans un fluide au repos, entièrement ou partiellement immergé dans celui-ci, subit une force appelée « poussée d’Archimède ». Cette force verticale, dirigée de bas en haut est de norme égale au poids du volume de fluide déplacé. En posant $V_{\text{immergé}}$, le volume du corps immergé dans le fluide de masse volumique ρ_{fluide} , elle s’exprime alors :

$$\vec{\Pi} = -\rho_{\text{fluide}} V_{\text{immergé}} \vec{g}.$$

On verra dans la partie *Statique des fluides* de cet ouvrage que la poussée d’Archimède est la résultante des forces de pression.

Si le système est entièrement immergé, le volume immergé $V_{\text{immergé}}$ est égal au volume V du corps. Il est alors souvent intéressant d’exprimer la poussée d’Archimède en fonction du poids du système.

Pour cela, on exprime le volume $V_{\text{immergé}}$ en fonction de la masse volumique moyenne ρ du système :

$$V_{\text{immergé}} = V = \frac{m}{\rho} \implies \vec{\Pi} = -\frac{\rho_{\text{fluide}}}{\rho} m \vec{g}.$$

On peut alors sommer le poids et la poussée d’Archimède pour obtenir :

$$\vec{\Pi} + \vec{P} = m \left(1 - \frac{\rho_{\text{fluide}}}{\rho} \right) \vec{g} = m \vec{g}'$$

avec $\vec{g}' = \left(1 - \frac{\rho_{\text{fluide}}}{\rho} \right) \vec{g}$ la gravité réduite dans le fluide.

On peut alors tenir compte du poids et de la poussée d’Archimède en remplaçant $\vec{g}$ par $\vec{g}'$.

Pour un solide plein plongé dans l’eau, la masse volumique du fluide vaut $\rho_{\text{eau}} = 10^3 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$ et celle du système est comprise entre 10^3 et $10^4 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$ d’où $\vec{g}' \neq \vec{g}$. La poussée d’Archimède est importante.

Exemple

Le corps humain étant essentiellement constitué d’eau, sa masse volumique est voisine de $10^3 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$. Plongé dans l’eau, on ressent une gravité réduite quasiment nulle, c’est-à-dire un état d’apesanteur.

Pour un solide plein plongé dans l’air, la masse volumique du fluide vaut $\rho_{\text{air}} = 1 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$ et celle du système est comprise entre 10^3 et $10^4 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$ d’où $\vec{g}' \simeq \vec{g}$. La poussée d’Archimède est négligeable.

Exemple

Pour flotter dans l’air à l’aide de la poussée d’Archimède, il faut réussir à annuler $\vec{g}'$ donc à obtenir une masse volumique moyenne ρ du système égale à la densité de l’air. Il faut donc éviter le solide pour obtenir un solide creux de grand volume et de faible masse. C’est le principe de fonctionnement des montgolfières et des dirigeables.

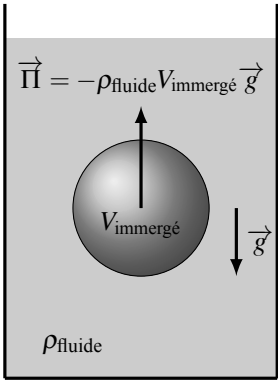


Figure 15.8 – Poussée d’Archimède.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Forces de traînée et de portance Un corps en mouvement relatif par rapport à un fluide subit des forces aérodynamiques (dans l'air) ou hydrodynamiques (dans l'eau) : la force de traînée et la force de portance.

- La traînée est opposée au mouvement du mobile par rapport au fluide. C'est la force principale contre laquelle on lutte quand on roule en vélo. Elle est d'autant plus grande que la vitesse relative est grande : plus on roule vite, plus il faut pédaler fort.
- La portance est perpendiculaire au mouvement du mobile par rapport au fluide. C'est grâce à elle que les avions volent.

La force de traînée exercée sur M par le milieu fluide environnant a pour expression :

- $\vec{f} = -k_1 \vec{v}$ avec $k_1 > 0$ à faible vitesse.
 k_1 est ici un **coefficient de frottement fluide** qui s'exprime en $\text{kg}\cdot\text{s}^{-1}$.
- $\vec{f} = -k_2 \|\vec{v}\| \vec{v}$ avec $k_2 > 0$ à haute vitesse.
 k_2 est ici un **coefficient de frottement fluide** qui s'exprime en $\text{kg}\cdot\text{m}^{-1}$.

Les coefficients de frottement k_1 et k_2 dépendent de l'écoulement autour du système. Ils sont déterminés expérimentalement parfois à l'aide d'essais en soufflerie. On peut aussi les évaluer grâce à des simulations numériques. *A priori*, dans les gaz, les frottements sont proportionnels au carré de la vitesse. Dans les liquides, on peut assez souvent utiliser des frottements proportionnels à la vitesse. Dans le doute, on peut toujours essayer un modèle avec des frottements proportionnels à la vitesse qui a l'avantage d'être linéaire. Si les résultats obtenus par ce modèle linéaire ne sont pas satisfaisants, on doit utiliser la deuxième forme. Dans ce cas, il faut souvent envisager une résolution numérique du problème.

6 Résolution d'un problème de mécanique du point

Pour résoudre un problème de mécanique du point, il est judicieux de suivre les étapes suivantes. Tous les points doivent apparaître et la succession de ces étapes dans cet ordre permet de suivre une démarche de démonstration scientifique rigoureuse qui consiste à faire des hypothèses, vérifier que l'on est dans les conditions d'application d'un principe, d'une loi physique ou d'un théorème, puis appliquer cette loi et en tirer des conclusions.

- La première étape consiste à **définir le système** et à vérifier que l'on peut l'assimiler à un point matériel.
- Lors de la deuxième étape, on **choisit le référentiel** et on vérifie que l'on peut le considérer comme galiléen.
- On commence ensuite à **établir ou compléter un schéma** de la situation qui va permettre de **choisir le système de coordonnées adapté** à l'étude du mouvement.
- On établit alors un **bilan des forces** précis et complet.
- La dernière étape consiste à **choisir la méthode de résolution**. Pour l'instant, on ne dispose que d'une méthode : le principe fondamental de la dynamique. On disposera par la suite de deux théorèmes issus du principe fondamental de la dynamique et il faudra être capable de choisir la méthode qui permet de résoudre le problème avec le plus de facilité. Cette étape est forcément la dernière puisqu'elle requiert de connaître la réponse aux points précédents.

7 Chute libre dans le champ de pesanteur

7.1 Mise en équation

On étudie le mouvement d'un point matériel M de masse m qu'on lâche sans vitesse initiale d'une hauteur h dans le champ de pesanteur $\vec{g}$.

Dans un premier temps, on néglige la résistance de l'air au cours du mouvement, ce qui revient à considérer que la chute se fait dans le vide. On tiendra compte par la suite de frottements proportionnels à la vitesse puis de frottements proportionnels au carré de la vitesse. Dans tous les cas, le mouvement est un mouvement de chute verticale et on utilise une base de projection cartésienne réduite à un axe. On choisit l'axe (Oy) vertical ascendant et l'étude cinématique du mouvement rectiligne selon l'axe (Oy) donne :

$$\overrightarrow{OM} = y\vec{u}_y, \quad \vec{v} = \dot{y}\vec{u}_y \quad \text{et} \quad \vec{a} = \ddot{y}\vec{u}_y.$$

On établit le schéma de la figure 15.9 en faisant apparaître le point M à $t = 0$ avec les conditions initiales du mouvement. On représente également le point M à l'instant t avec les forces qui s'y appliquent.

Le choix du système de coordonnées respecte les symétries du problème et en l'occurrence des conditions initiales et des forces qui s'appliquent sur M . On suit alors la procédure de résolution d'un problème de mécanique décrite ci-dessus :

- définition du système : le point matériel M ;
- choix du référentiel : le référentiel terrestre que l'on considère galiléen ;
- bilan des forces : les forces qui s'exercent sur le point matériel sont le poids $\vec{P} = m\vec{g}$ et les forces de frottements fluides $\vec{f}$;
- choix de la méthode de résolution : on utilise le principe fondamental de la dynamique :

$$m\vec{a} = \sum_i \vec{f}_i = m\vec{g} + \vec{f} \quad \text{soit} \quad \vec{a} = \vec{g} + \frac{\vec{f}}{m}. \tag{15.2}$$

7.2 Chute libre dans le vide

Lorsque l'on néglige la résistance de l'air, on parle de chute libre dans le vide. Dans ces conditions, le principe fondamental de la dynamique se réduit à :

$$\vec{a} = \vec{g}. \tag{15.3}$$

Le mouvement est donc caractérisé par une accélération constante. Ce type de mouvement a été étudié dans le chapitre de cinématique du point. Il est remarquable de noter que la masse n'intervient pas dans les équations du mouvement. Il faut cependant avoir conscience que cela n'est vrai que parce que l'on a négligé la résistance de l'air.

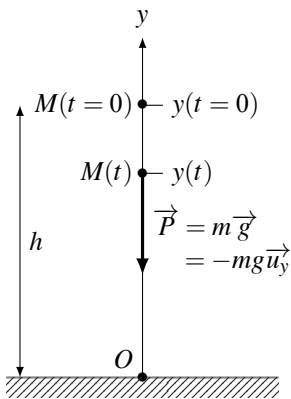


Figure 15.9 – Chute libre sous l'action du poids.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

a) Équations horaires du mouvement

Comme $\vec{a} = \ddot{y}\vec{u}_y$ et $\vec{g} = -g\vec{u}_y$, l'équation du mouvement obtenue par projection de l'équation (15.3) sur l'axe $\vec{u}_y$ se traduit par :

$$\ddot{y} = -g.$$

Par intégrations successives, et en tenant compte des conditions initiales (vitesse nulle et altitude h), on trouve :

$$\dot{y} = -gt \quad \text{puis} \quad y = -\frac{1}{2}gt^2 + h.$$

Le mouvement est un mouvement rectiligne uniformément accéléré le long de l'axe vertical (Oy) dirigé vers le bas à la vitesse de norme :

$$v = -\dot{y} = gt.$$

b) Caractéristiques du mouvement

On peut étudier quelques caractéristiques du mouvement.

- La durée de chute T est obtenue en cherchant l'instant d'arrivée au sol donc en résolvant l'équation $y(T) = 0$:

$$-\frac{1}{2}gT^2 + h = 0 \quad \Longleftrightarrow \quad T = \sqrt{\frac{2h}{g}}.$$

- La vitesse du point matériel à l'impact au sol est la vitesse à l'instant $t = T$ soit :

$$v = gT = \sqrt{2gh}.$$

Cette dernière relation montre que la vitesse à l'impact au sol augmente indéfiniment en fonction de la hauteur de chute h . Pour une hauteur de chute de 1000 m, on trouve une vitesse à l'impact de $140 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1} \simeq 500 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$. Or les sauteurs en parachute qui pratiquent la chute libre ne dépassent pas $250 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$ lors d'une chute d'une hauteur supérieure à 1000 m. **Un phénomène limite la vitesse qui n'augmente pas au-delà d'une valeur limite.** Grossièrement, lors d'une chute libre, la vitesse du parachutiste augmente pendant 600 m qu'il parcourt en 20 s pour atteindre $60 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. Après l'ouverture du parachute, la vitesse diminue jusqu'à environ $7 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. La voile du parachute sert à augmenter la résistance de l'air et permet de diminuer la vitesse de chute. Nous allons étudier le phénomène qui limite la vitesse à l'aide de deux modèles de résistance de l'air : un modèle de frottement proportionnel à la vitesse et un modèle de frottement proportionnel au carré de la vitesse.

7.3 Chute libre avec frottements proportionnels à la vitesse

On ne néglige plus la force de frottement $\vec{f}$ et on la prend sous la forme $\vec{f} = -k_1 \vec{v}$. Le principe fondamental de la dynamique s'écrit alors :

$$m\vec{a} = -k_1 \vec{v} + m\vec{g}.$$

La chute ayant lieu vers le bas, y est négatif. La norme de la vitesse étant toujours positive, $v = -\dot{y}$. Le vecteur vitesse $\vec{v}$ vaut donc $\vec{v} = \dot{y}\vec{u}_y = -v\vec{u}_y$ et on en déduit que :

$$\vec{a} = \ddot{y}\vec{u}_y = -\frac{dv}{dt}\vec{u}_y.$$

Comme $\vec{g} = -g\vec{u}_y$, le principe fondamental de la dynamique projeté sur l'axe (Oy) donne l'équation du mouvement :

$$m\frac{dv}{dt} + k_1v = mg.$$

a) Analyse de l'équation différentielle du mouvement

Deux forces sont en présence :

- une force motrice, le poids, orientée vers le bas et responsable du mouvement de chute ;
- une force de freinage, le frottement fluide, opposée au mouvement dont la norme augmente lorsque la vitesse augmente.

À partir d'une vitesse initiale nulle, le point M chute de plus en plus vite et la force de freinage proportionnelle à la vitesse augmente. Au bout d'un moment, la force motrice et la force de freinage se compensent. Dans ces conditions, la somme des forces s'annule, le système est pseudo-isolé et son mouvement est par la suite rectiligne et uniforme à la vitesse limite v_l qui assure l'égalité du poids et de la force de frottement :

$$k_1v = mg \quad \Longleftrightarrow \quad v = v_l = \frac{mg}{k_1}.$$

Très souvent, il est intéressant d'introduire les paramètres physiques que l'on a obtenu de cette manière dans l'équation différentielle pour faciliter sa résolution. Dans le cas présent, on trouve :

$$\frac{m}{k_1}\frac{dv}{dt} + v = \frac{mg}{k_1} \quad \Longleftrightarrow \quad \frac{v_l}{g}\frac{dv}{dt} + v = v_l$$

de la forme

$$\tau\frac{dv}{dt} + v = v_l \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{v_l}{g} = \frac{m}{k_1}.$$

On reconnaît une équation différentielle linéaire du premier ordre dont le temps caractéristique τ correspond à l'échelle de temps nécessaire pour atteindre un régime permanent caractérisé par $v = v_l$.

b) Résolution de l'équation différentielle du mouvement

La solution de cette équation est la somme de la solution générale de l'équation homogène associée $v_h(t)$ et d'une solution particulière $v_p(t)$.

La résolution de l'équation homogène associée conduit à $v_h(t) = \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ où λ est une constante. On recherche une solution particulière sous la forme d'une constante puisque le second membre est constant d'où $v_p(t) = g\tau = v_l$. La solution générale est alors :

$$v(t) = C \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + v_l.$$

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

On détermine la constante à l’aide des conditions initiales à savoir $v(t = 0) = 0 = \lambda + v_l$ soit $\lambda = -v_l$ et on obtient :

$$v(t) = v_l \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right).$$

La chute ayant lieu vers le bas, $\dot{y}$ est négatif. La norme de la vitesse v étant toujours positive, $v = -\dot{y}$. La position y se déduit alors par intégration par rapport au temps de $\dot{y} = -v$:

$$\dot{y} = -v = -v_l \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right) \implies y = -v_l t + v_l \tau \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + K.$$

La constante K s’obtient en tenant compte de la position initiale : $y(t = 0) = h = -v_l \tau + K$ soit $K = h + v_l \tau$ et finalement :

$$y(t) = -v_l t + v_l \tau \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right) + h.$$

c) Retour sur l’analyse initiale

Pour analyser l’expression de la vitesse en fonction du temps : $v(t) = v_l \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right)$, on définit une vitesse et un temps sans dimension en notant $v^* = \frac{v}{v_l}$ et $t^* = \frac{t}{\tau}$. On obtient alors :

$$v^*(t) = 1 - \exp(-t^*),$$

et on trace l’évolution de v^* en fonction de t^* sur la figure 15.10.

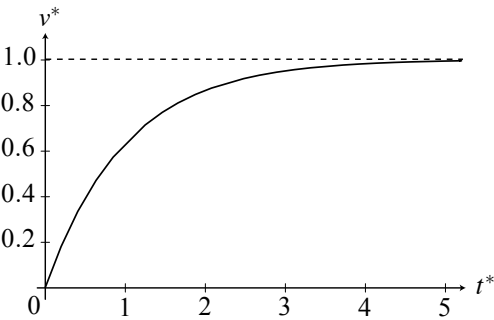


Figure 15.10 – Évolution de la vitesse en fonction du temps lors d’une chute libre avec frottements proportionnels à la vitesse.

On remarque que v^* augmente de 0 à 1 qu’elle atteint pratiquement lorsque t^* atteint environ 5. Cela signifie que la vitesse du mobile augmente vers sa vitesse limite v_l qui est atteinte après quelques τ . La vitesse évolue en deux phases : une phase transitoire qui dure quelques τ et permet au mobile d’accélérer jusqu’à v_l puis une phase permanente lors de laquelle la vitesse est constante et égale à v_l :

- $v_l = \frac{m}{k_1} g$ représente la vitesse finale du mobile ;
- $\tau = \frac{v_l}{g} = \frac{m}{k_1}$ est le temps caractéristique nécessaire pour que v_l soit atteinte.

Ces deux paramètres sont indépendants des conditions initiales et déterminent entièrement l'évolution temporelle de la vitesse de chute du système. Les paramètres m , g et k_1 n'interviennent pas indépendamment mais seulement sous la forme de combinaisons formant v_l et τ .

7.4 Chute libre avec frottements proportionnels au carré de la vitesse

On considère à présent que la force de frottement $\vec{f}$ se met sous la forme $\vec{f} = -k_2 v \vec{v}$, en notant, ici encore, v la norme de la vitesse. Le principe fondamental de la dynamique s'écrit alors :

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} = m \vec{g} - k_2 v \vec{v}. \tag{15.4}$$

Comme précédemment, la chute a lieu vers le bas, $\vec{v} = -v \vec{u}_y$, $\vec{a} = -\frac{dv}{dt} \vec{u}_y$ et $\vec{g} = -g \vec{u}_y$. L'équation du mouvement est obtenue par projection du principe fondamental de la dynamique sur l'axe (Oy) :

$$m \frac{dv}{dt} + k_2 v^2 = mg.$$

Cette équation n'est pas linéaire, on ne peut donc pas la résoudre comme la précédente.

a) Analyse physique de l'équation différentielle du mouvement

Pour les mêmes raisons qu'en présence de frottements proportionnels à la vitesse, le point matériel atteint une vitesse limite v_l lorsque le poids est compensé par la force de frottement d'où :

$$k_2 v^2 = mg \quad \Longleftrightarrow \quad v = v_l = \sqrt{\frac{mg}{k_2}}.$$

On introduit alors la vitesse limite dans l'équation différentielle qui devient :

$$\frac{m}{k_2} \frac{dv}{dt} + v^2 = v_l^2 \quad \Longleftrightarrow \quad \frac{m}{k_2 v_l^2} \frac{dv}{dt} = 1 - \left(\frac{v}{v_l}\right)^2 \quad \Longleftrightarrow \quad \frac{1}{g} \frac{dv}{dt} = 1 - \left(\frac{v}{v_l}\right)^2,$$

puisque $\frac{m}{k_2 v_l^2} = \frac{1}{g}$. On aboutit à une équation différentielle à variables séparables :

$$\frac{dv}{1 - \left(\frac{v}{v_l}\right)^2} = g dt \quad \text{soit} \quad \frac{d\left(\frac{v}{v_l}\right)}{1 - \left(\frac{v}{v_l}\right)^2} = \frac{g}{v_l} dt.$$

On définit alors la vitesse adimensionnée $v^* = \frac{v}{v_l}$ et le temps caractéristique $\tau = \frac{v_l}{g}$ dont on se sert pour établir un temps adimensionné $t^* = \frac{t}{\tau}$. On obtient alors l'équation :

$$\frac{dv^*}{1 - v^{*2}} = dt^* \quad \Longrightarrow \quad \int_{v^*(t=0)=0}^{v^*(t)} \frac{dv^*}{1 - v^{*2}} = \int_0^{t^*} dt^*.$$

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

On sait calculer cette intégrale analytiquement ou numériquement. Cela permet de représenter la courbe de la figure 15.11 sur laquelle on remarque que v^* augmente de 0 à 1 qu'elle atteint pratiquement lorsque t^* atteint environ 3. Cela signifie que la vitesse du mobile augmente vers sa vitesse limite v_l qui est atteinte après quelques τ .

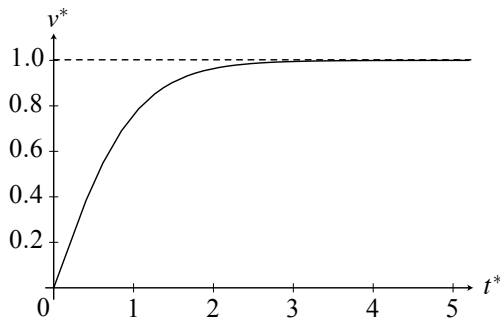


Figure 15.11 – Évolution de la vitesse en fonction du temps lors d’une chute libre avec frottements proportionnels au carré de la vitesse.

Remarque

La solution analytique, obtenue à l’aide de la méthode de décomposition en éléments simples vue en mathématique, est $v^* = \frac{\exp(t^*) - \exp(-t^*)}{\exp(t^*) + \exp(-t^*)} = \frac{\text{sh}(t^*)}{\text{ch}(t^*)} = \text{th}(t^*)$ où sh, ch et th sont les fonctions trigonométriques hyperboliques définies dans l’annexe mathématique.

b) Retour sur l’analyse initiale

Comme précédemment, la vitesse du mobile tend vers la vitesse limite lorsque le temps tend vers l’infini et évolue en deux phases : une phase de régime transitoire qui dure quelques τ et permet au mobile d’accélérer jusqu’à v_l puis une phase de régime permanent lors de laquelle la vitesse est constante et égale à v_l :

- $v_l = \sqrt{\frac{mg}{k_2}}$ représente la vitesse finale du mobile ;
- $\tau = \frac{v_l}{g} = \sqrt{\frac{m}{k_2 g}}$ est le temps caractéristique nécessaire pour que v_l soit atteinte.

Ces deux paramètres sont indépendants des conditions initiales et déterminent entièrement l’évolution temporelle de la vitesse de chute du système. Les paramètres m , g , k_2 n’interviennent pas indépendamment mais seulement sous la forme de combinaisons formant v_l et τ .

7.5 Comparaison des deux modèles de frottements

Dans les deux cas, le mouvement comporte une phase d’accélération d’une durée de quelques τ suivie d’une évolution à vitesse constante et égale à la vitesse limite ce qui est bien en accord avec les observations de chutes libres de parachutistes. Cependant, l’expression de

cette vitesse n'est pas la même :

$$\begin{cases} v_l = \frac{mg}{k_1} & \text{pour un frottement proportionnel à la vitesse,} \\ v_l = \sqrt{\frac{mg}{k_2}} & \text{pour un frottement proportionnel au carré de la vitesse.} \end{cases}$$

En pratique, c'est la mesure de ces vitesses limites qui permet de déterminer la valeur des constantes k_1 et k_2 et on ne peut pas discriminer ces modèles par cette seule étude. Pour déterminer lequel de ces deux modèles est le plus proche de la réalité, il est nécessaire de faire des essais en soufflerie ou de raisonner sur l'énergie. On obtient alors les résultats suivants :

- un frottement proportionnel à la vitesse convient bien lorsque les vitesses sont faibles, ou que la chute a lieu dans un liquide visqueux ;
- lorsque les vitesses deviennent plus importantes et que la chute a lieu dans un gaz comme l'air, un frottement proportionnel au carré de la vitesse est plus adapté.

La méthode employée dans le cas d'un frottement proportionnel au carré de la vitesse est intéressante : l'introduction d'une valeur limite pour la vitesse suivie de la séparation des variables v et t permet de transformer une équation différentielle *a priori* compliquée à résoudre en une intégrale « classique ». L'idée d'introduire un paramètre limite pour simplifier la résolution est souvent une idée à tester. Le fait de rendre les équations sans dimension avant de chercher à les résoudre également.

8 Tir d'un projectile dans le champ de pesanteur

8.1 Mise en équation

On étudie toujours le mouvement d'un point matériel M de masse m dans le champ de pesanteur $\vec{g}$. On s'intéresse maintenant au cas du vol balistique pour lequel le point matériel est initialement lancé avec une vitesse $\vec{v}_0$ faisant un angle α avec l'horizontale.

Par rapport au mouvement de chute libre sans vitesse initiale vu précédemment, seules les conditions initiales sont modifiées. La position initiale du mobile est un point M_0 et son mouvement a lieu dans un plan vertical $\mathcal{P}$ contenant M_0 , $\vec{g}$ et $\vec{v}_0$.

Sans rien enlever à la généralité du problème, on choisit l'origine du repère O en M_0 , un axe (Oy) vertical ascendant et l'axe (Ox) contenu dans $\mathcal{P}$ et orthogonal à (Oy) et on utilise une base de projection cartésienne réduite à un plan (xOy) .

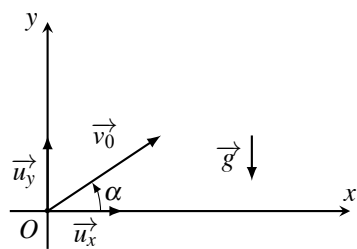


Figure 15.12 – Conditions initiales d'un tir dans le vide.

L'étude cinématique du mouvement dans le plan (xOy) en coordonnées cartésiennes donne :

$$\overrightarrow{OM} = \begin{pmatrix} x \\ y \end{pmatrix}, \quad \vec{v} = \begin{pmatrix} \dot{x} \\ \dot{y} \end{pmatrix}, \quad \vec{a} = \begin{pmatrix} \ddot{x} \\ \ddot{y} \end{pmatrix}.$$

Dans un premier temps, on néglige la résistance de l'air. On tiendra compte par la suite d'une force proportionnelle au carré de la vitesse qui modélise bien les frottements dus à un gaz.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

8.2 Tir dans le vide

On néglige la résistance de l'air au cours du mouvement. Cela revient à considérer que le vol balistique se fait dans le vide. L'équation (15.3) établie au paragraphe 7.2 est inchangée :

$$\vec{a} = \vec{g}. \tag{15.5}$$

Le mouvement est à nouveau un mouvement à accélération constante étudié en cinématique du point. On projette l'équation (15.5) sur les axes (Ox) et (Oy) pour obtenir :

$$\begin{cases} \ddot{x} = 0 \\ \ddot{y} = -g. \end{cases}$$

Par intégrations successives en tenant compte des conditions initiales :

$$\begin{cases} \dot{x}(t=0) = v_0 \cos \alpha \\ \dot{y}(t=0) = v_0 \sin \alpha \end{cases} \quad \text{et} \quad \begin{cases} x(t=0) = 0 \\ y(t=0) = 0, \end{cases}$$

on obtient :

$$\begin{cases} \dot{x} = v_0 \cos \alpha \\ \dot{y} = -gt + v_0 \sin \alpha \end{cases} \quad \text{puis} \quad \begin{cases} x = v_0 t \cos \alpha \\ y = -\frac{1}{2}gt^2 + v_0 t \sin \alpha. \end{cases}$$

L'équation de la trajectoire s'obtient en éliminant le temps dans les équations horaires.

De l'expression de x en fonction du temps, on tire : $t = \frac{x}{v_0 \cos \alpha}$, puis en reportant dans l'expression de y :

$$y = -\frac{g}{2v_0^2 \cos^2 \alpha} x^2 + x \tan \alpha.$$

La trajectoire est donc une parabole.

Remarque

On peut également intégrer l'équation vectorielle (15.5) et obtenir : $\vec{v} = \vec{g}t + \vec{v}_0$ puis $\vec{OM} = \frac{1}{2}\vec{g}t^2 + \vec{v}_0t + \vec{OM}_0$ ce qui permet de ne projeter que pour étudier la trajectoire.

Hauteur maximale atteinte Elle correspond au sommet de la parabole et s'obtient en résolvant l'équation : $\frac{dy}{dx} = \frac{-gx}{v_0^2 \cos^2 \alpha} + \tan \alpha = 0$ soit $x_m = \frac{v_0^2 \sin \alpha \cos \alpha}{g}$.

L'altitude maximale atteinte est alors : $y_m = \frac{v_0^2 \sin^2 \alpha}{2g}$.

Portée du tir La portée du tir correspond à l'endroit où le point matériel retombe sur le sol qu'on suppose plan et horizontal d'altitude $y = 0$. On obtient l'expression de la portée en résolvant l'équation :

$$0 = y = -\frac{g}{2v_0^2 \cos^2 \alpha} x^2 + x \tan \alpha = x \left(\tan \alpha - \frac{g}{2v_0^2 \cos^2 \alpha} x \right).$$

On obtient deux solutions : $x = 0$ et $x = \frac{v_0^2 \sin 2\alpha}{g}$. La solution $x = 0$ correspond à la position d'origine du tir qui appartient naturellement à la trajectoire. Elle ne présente pas d'intérêt ici. La portée du tir est l'autre solution : $x_p = \frac{v_0^2 \sin 2\alpha}{g}$. La portée est maximale pour $\alpha = \frac{\pi}{4}$. C'est l'angle avec lequel sautent les grenouilles pour retomber le plus loin possible.

Tir tendu ou tir en cloche On s'interroge maintenant sur la possibilité d'atteindre un point à la même altitude que celle où s'effectue le tir et situé à une distance donnée d de l'origine du tir (figure 15.13). Le seul paramètre variable est l'angle de tir α . D'après le paragraphe précédent, il faut chercher les valeurs de α vérifiant l'équation :

$$d = \frac{v_0^2 \sin 2\alpha}{g}.$$

La résolution de cette équation conduit à deux solutions dans l'intervalle $\left[0, \frac{\pi}{2}\right]$:

$$\alpha = \frac{1}{2} \arcsin \frac{gd}{v_0^2} \quad \text{ou} \quad \alpha = \frac{\pi}{2} - \frac{1}{2} \arcsin \frac{gd}{v_0^2}.$$

On obtient deux angles de tir possibles : la valeur la plus faible correspond au tir tendu tandis que la valeur la plus grande est celle du tir en cloche (voir figure 15.13).

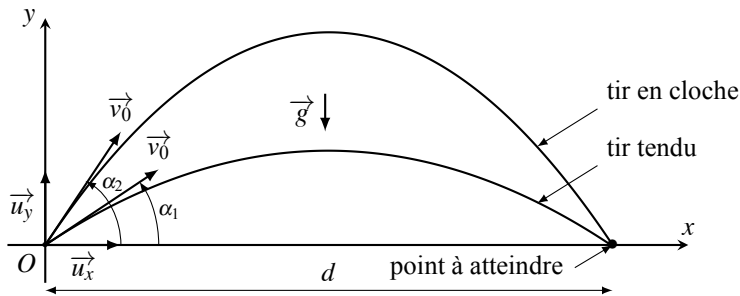


Figure 15.13 – Les deux trajectoires possibles d'un tir dans le vide.

Parabole de sûreté On cherche à déterminer l'ensemble des points (x_0, y_0) qu'il est possible d'atteindre pour une vitesse v_0 donnée. Ce sera le cas si l'équation d'inconnue α :

$$y_0 = -\frac{gx_0^2}{2v_0^2 \cos^2 \alpha} + x_0 \tan \alpha$$

admet des solutions. En utilisant le fait que $1 + \tan^2 \alpha = \frac{1}{\cos^2 \alpha}$, on aboutit à l'équation en $X = \tan \alpha$ suivante :

$$\frac{gx_0^2}{2v_0^2} X^2 - x_0 X + y_0 = 0.$$

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Cette équation du second degré n’admet des solutions réelles (seules acceptables ici) que si son discriminant est positif donc si :

$$\Delta = x_0^2 - 4 \frac{g x_0^2}{2 v_0^2} \left(\frac{g x_0^2}{2 v_0^2} + y_0 \right) \geq 0 \iff y_0 \leq \frac{v_0^2}{2g} - \frac{g x_0^2}{2 v_0^2}.$$

Un point ne peut donc être atteint que s’il se trouve dans le plan (xOz) sous la parabole d’équation :

$$y = \frac{v_0^2}{2g} - \frac{g x^2}{2 v_0^2}.$$

Cette parabole est appelée **parabole de sûreté**. C’est l’enveloppe des trajectoires obtenues en faisant varier l’angle de lancement pour une vitesse initiale de module donné. La figure 15.14 représente les trajectoires pour différents angles de tir avec une vitesse initiale de $10 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ ainsi que la parabole de sûreté en trait plus épais.

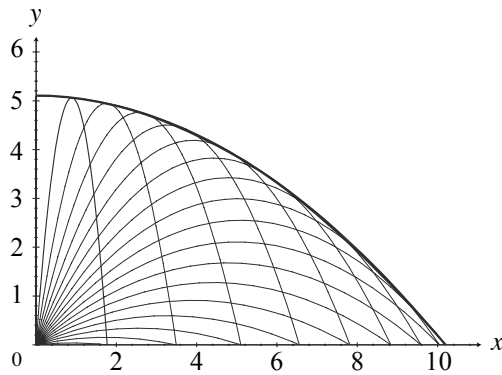


Figure 15.14 – Parabole de sûreté pour une vitesse initiale de $10 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

Pour un point situé sous la parabole de sûreté, on a deux solutions pour l’angle α , donc deux angles de tir possibles permettant d’atteindre le point considéré. L’un correspond au tir tendu, l’autre au tir en cloche.

Lorsque le point considéré appartient à la parabole de sûreté, le discriminant est nul. Dans ce cas, il est possible de l’atteindre mais il n’y aura qu’une seule valeur possible pour l’angle de tir, à savoir $\arctan \left(\frac{v_0^2}{g} \right)$.

8.3 Tir en tenant compte de la résistance de l’air

Dans l’étude précédente, on n’a pas tenu compte de la résistance de l’air. L’air étant un gaz, on modélise sa résistance par une force de frottement proportionnelle au carré de la vitesse. L’équation du mouvement est la même que l’équation (15.4) établie au paragraphe 7.4 :

$$m \vec{a} = -k_2 v \vec{v} + m \vec{g}.$$

Lorsque la vitesse initiale n’est pas nulle, on ne peut résoudre cette équation différentielle que numériquement et pour cela, il est intéressant de la rendre adimensionnelle en introduisant des grandeurs caractéristiques.

a) Équation différentielle adimensionnelle

Il s'agit de la même équation différentielle que celle que l'on a étudiée au paragraphe 7.4. On introduit la même vitesse limite $v_l = \sqrt{\frac{mg}{k_2}}$ et le même temps caractéristique $\tau = \frac{v_l}{g}$. On pose $t = \tau t^*$ où t^* est un temps adimensionné et $\vec{v} = v_l \vec{v}^*$ où $\vec{v}^*$ est une vitesse adimensionnée. On déduit $\frac{d\vec{v}}{dt} = \frac{d(v_l \vec{v}^*)}{d(\tau t^*)} = \frac{v_l}{\tau} \frac{d\vec{v}^*}{dt^*} = g \frac{d\vec{v}^*}{dt^*}$. On reporte ces expressions dans

l'équation différentielle précédente et on obtient : $\frac{d\vec{v}^*}{dt^*} = -v^* \vec{v}^* - \vec{u}_y$.

On introduit alors l'échelle de longueur $l = v_l \tau$ pour définir les longueurs adimensionnelles $x^* = \frac{x}{l}$ et $y^* = \frac{y}{l}$. Par projection sur les axes (Ox) et (Oy) , on obtient les équations sans dimensions :

$$\ddot{x}^* = -x^* \sqrt{\dot{x}^{*2} + \dot{y}^{*2}} \quad \text{et} \quad \ddot{y}^* = -y^* \sqrt{\dot{x}^{*2} + \dot{y}^{*2}} - 1,$$

qui ne peuvent être résolues que par des méthodes numériques.

Cette écriture montre que le type de comportement du mobile n'est déterminé que par sa vitesse initiale adimensionnée $\vec{v}_0^* = \vec{v}_0 / v_l$ dont on peut faire varier la norme et la direction. On va s'intéresser ici à l'influence de sa norme en fixant l'angle que fait $\vec{v}_0^*$ avec l'horizontale à 45° et traçant les trajectoires pour différentes valeurs de $\|\vec{v}_0^*\|$. On rappelle que v_l est la vitesse pour laquelle la norme des frottements est égale à la norme du poids. Ainsi,

- lorsque $v \gg v_l \Leftrightarrow v^* \gg 1$, le poids est négligeable ;
- lorsque $v \ll v_l \Leftrightarrow v^* \ll 1$, les frottements sont négligeables.

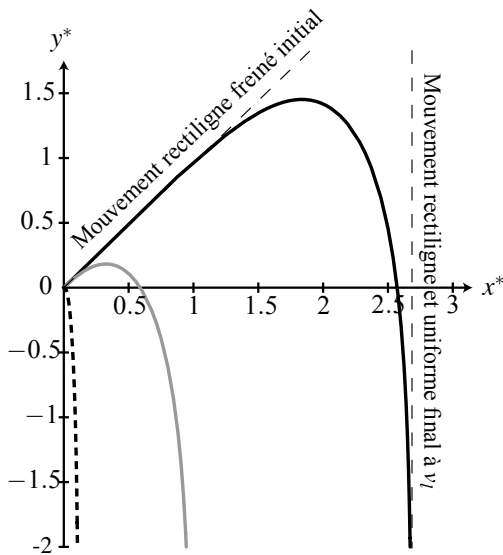


Figure 15.15 – Évolution de la trajectoire pour différentes vitesses initiales. L'angle de tir est fixé à 45° et la vitesse initiale prend les valeurs de $0, 1v_l$ (tirets), v_l (trait continu gris) et $10v_l$ (trait continu noir).

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Selon la norme de $\vec{v}_0^*$, on distingue trois différents régimes pour le mouvement de M :

- lorsque $\|\vec{v}_0^*\| \ll 1$, la vitesse initiale est négligeable et le mouvement ressemble au mouvement rectiligne de chute libre traité au paragraphe 7.4 avec un faible décalage vers les x^* positifs ;
- lorsque $\|\vec{v}_0^*\|$ est de l'ordre de 1, les deux forces ont une importance équivalente et on ne peut pas simplifier la résolution : la trajectoire est courbe et amène le mobile sur une trajectoire verticale rectiligne et uniforme parcourue à la vitesse v_l ;
- lorsque $\|\vec{v}_0^*\| \gg 1$, le poids est négligeable dans un premier temps et le mouvement initial est rectiligne freiné. Puis la vitesse diminue et on est ramené au cas précédent : le mobile change de direction pour évoluer verticalement vers le bas. Enfin, la vitesse étant verticale, on est ramené au premier cas pour finir avec un mouvement vertical rectiligne et uniforme à la vitesse v_l .

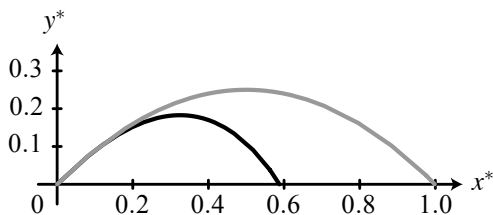


Figure 15.16 – Comparaison entre une trajectoire avec frottement pour laquelle $v_0 = v_l$ (en noir) et une trajectoire sans frottement avec la même vitesse initiale (en gris). Les frottements diminuent la portée sans changer fondamentalement la forme de la trajectoire. L'angle de tir est de 45° par rapport à l'horizontale.

Exemple

Lors d'un échange de badminton, le volant part de la raquette avec une vitesse de 200 à 300 km/h et on peut évaluer la vitesse limite à environ 15 à 30 km/h. La vitesse initiale est très grande devant la vitesse limite : la trajectoire ressemble à la trajectoire de type 3 avec une phase initiale rectiligne et un volant qui retombe presque à la verticale.

Lors d'un dégagement du gardien, un ballon de football part avec une vitesse de 100 à 150 km/h et on peut évaluer la vitesse limite à environ 80 à 100 km/h. La vitesse initiale et la vitesse limite sont comparables : la trajectoire ressemble à la trajectoire du type 2. On peut voir sur la figure 15.16 que la différence principale par rapport à une trajectoire parabolique obtenue sans frottement est que la portée diminue.

9 Le pendule simple

On considère un solide de petite taille et de masse m attaché à un fil. L'autre extrémité du fil est liée à un point fixe. À l'instant initial, on lâche le solide sans vitesse d'une position faisant un angle θ_0 avec la verticale. On observe que le mouvement ultérieur est plan.

9.1 Modélisation

On modélise le solide par un point matériel M de masse m et le fil par un fil inextensible, sans masse et sans rigidité (fil idéal). On étudie son mouvement dans le référentiel terrestre supposé galiléen. On néglige les frottements dus à l'air.

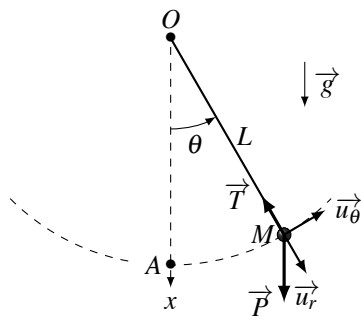


Figure 15.17 – Le pendule simple.

9.2 Équation du mouvement

On va suivre la procédure de résolution d'un problème de mécanique décrite précédemment :

- définition du système : le solide de masse m assimilé à un point matériel M ;
- choix du référentiel : le référentiel terrestre que l'on considère galiléen ;
- bilan des forces : ne pas considérer la résistance de l'air revient à négliger tout phénomène de frottements. Le point matériel est soumis à :
 - son poids : $\vec{P} = m \vec{g}$;
 - la tension du fil : $\vec{T} = -T \vec{u}_r$ où $T > 0$;
- choix de la méthode de résolution : on utilise le principe fondamental de la dynamique qui s'écrit :

$$m \vec{a} = \sum_i \vec{f}_i = m \vec{g} + \vec{T}.$$

Une étape importante consiste à réfléchir à la forme géométrique de la trajectoire du mobile pour choisir correctement le système de coordonnées. Ici, le mouvement étant plan et le fil inextensible, le point M se déplace sur une portion de cercle de centre O et de rayon L . Le repérage polaire s'impose et, en utilisant le cours de cinématique sur les mouvements circulaires, on établit l'expression de l'accélération en coordonnées polaires définis sur le schéma de la figure 15.17 :

$$\vec{OM} = L \vec{u}_r \quad ; \quad \vec{v} = L \dot{\theta} \vec{u}_\theta \quad ; \quad \vec{a} = -L \dot{\theta}^2 \vec{u}_r + L \ddot{\theta} \vec{u}_\theta.$$

Par ailleurs, on projette tous les vecteurs sur la base polaire $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$ et en particulier la force $\vec{P}$ puisque $\vec{T} = -T \vec{u}_r$ est déjà écrite sur cette base. Pour cela, on s'aide du schéma de la figure 15.17 et on trouve :

$$\vec{P} = mg \cos \theta \vec{u}_r - mg \sin \theta \vec{u}_\theta.$$

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Il ne reste plus qu’à projeter le principe fondamental de la dynamique sur $\vec{u}_r$ et $\vec{u}_\theta$:

$$\begin{cases} -mL\dot{\theta}^2 &= mg \cos \theta - T \\ mL\ddot{\theta} &= -mg \sin \theta. \end{cases}$$

La première équation permet d’établir l’expression de la tension du fil T qui est une inconnue de ce mouvement, à condition de connaître l’évolution temporelle de θ . La deuxième équation est l’équation du mouvement. Sa résolution donne l’expression de $\theta(t)$. En posant $\omega_0 = \sqrt{g/L}$, on peut l’écrire :

$$\ddot{\theta} + \omega_0^2 \sin \theta = 0. \tag{15.6}$$

Cette équation n’est pas linéaire et on ne peut pas la résoudre simplement. Deux approches sont possibles : la résolution numérique ou la linéarisation en vue de trouver une solution analytique.

9.3 Résolution numérique

Cette équation est entièrement déterminée par la connaissance de ω_0 . Les paramètres g , m et L n’interviennent pas indépendamment mais uniquement sous la forme de la combinaison $\omega_0 = \sqrt{g/L}$ et la masse m n’intervient pas dans le problème. Le seul paramètre libre est l’angle initial θ_0 dont on va étudier l’influence en traçant les solutions $\theta(t)$ en fonction du temps pour θ_0 variant entre 0,1 et 1,5 radians (oscillations de grande amplitude) ou entre 0,01 et 0,15 radians (oscillations de faible amplitude). Les résultats sont représentés sur la figure 15.18.

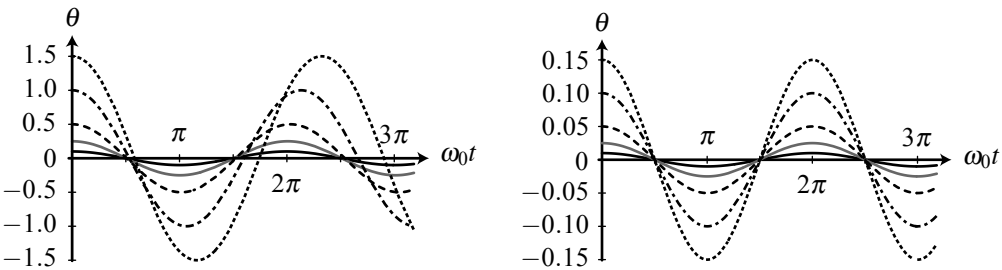


Figure 15.18 – Évolution temporelle de l’angle θ pour différentes conditions initiales. À gauche, l’amplitude des oscillations est comprise entre 0,1 et 1,5 rad ; à droite, elle est comprise entre 0,01 et 0,15 rad.

Dans tous les cas, on observe des oscillations périodiques. Pour les oscillations de grande amplitude, la période de ces oscillations dépend de θ_0 donc des conditions initiales. Lorsque l’amplitude des oscillations reste petite (inférieure à 0,4 rad environ), les oscillations ont une période commune. On parle d’**isochronisme des petites oscillations**. On va chercher à établir ce résultat en linéarisant l’équation différentielle (15.6) pour les petits angles.

9.4 Cas des oscillations de faibles amplitudes

a) Linéarisation et résolution analytique

Dans le cas où θ reste petit devant 1, on peut assimiler $\sin \theta$ à θ et linéariser l'équation (15.6). On obtient alors l'équation différentielle linéaire :

$$\ddot{\theta} + \omega_0^2 \theta = 0. \tag{15.7}$$

La variable angulaire θ vérifie alors l'équation différentielle d'un oscillateur harmonique que l'on a résolue au premier chapitre de cet ouvrage. Les solutions pour θ sont de la forme

$$\theta(t) = A \cos(\omega_0 t) + B \sin(\omega_0 t),$$

où A et B sont des constantes. Les conditions initiales $\theta(t = 0) = \theta_0$ et $\dot{\theta}(t = 0) = 0$ donnent :

$$\theta_0 = A \quad \text{et} \quad 0 = B \omega_0,$$

soit $A = \theta_0$ et $B = 0$. Finalement : $\theta(t) = \theta_0 \cos(\omega_0 t)$.

$\theta(t)$ présente des oscillations sinusoïdales de pulsation ω_0 et de période $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}$ indépendantes de θ_0 . Dans la limite des oscillations de faible amplitude, on vient de montrer l'isochronisme des petites oscillations avec une période :

$$T_0 = 2\pi \sqrt{\frac{L}{g}}.$$

En pratique, l'isochronisme est assuré avec une précision de 1% lorsque θ reste inférieur à environ 0,4 rad soit environ 25°.

b) Portrait de phase

On peut intégrer l'équation (15.7) pour obtenir une intégrale première du mouvement et en déduire le portrait de phase. La méthode est détaillée dans l'annexe mathématique de ce livre. On commence par écrire l'équation (15.7) sous la forme

$$\ddot{\theta} = -\omega_0^2 \theta,$$

et on multiplie cette égalité par $\dot{\theta}$:

$$\ddot{\theta} \dot{\theta} = -\omega_0^2 \theta \dot{\theta} \iff \frac{d(\dot{\theta}^2/2)}{dt} = -\omega_0^2 \frac{d(\theta^2/2)}{dt} \iff \frac{d(\dot{\theta}^2 + \omega_0^2 \theta^2)}{dt} = 0.$$

On déduit alors que : $\dot{\theta}^2 + \omega_0^2 \theta^2 = C$, où C est une constante d'intégration.

Les conditions initiales $\theta(0) = \theta_0$ et $\dot{\theta}(0) = 0$ permettent de déterminer C :

$$\dot{\theta}^2 + \omega_0^2 \theta^2 = \omega_0^2 \theta_0^2,$$

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

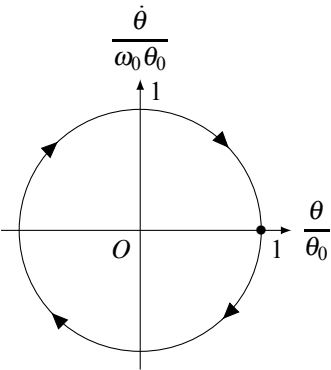


Figure 15.19 – Diagramme de phase du pendule simple dans la limite des petits angles.

que l'on peut également écrire : $\left(\frac{\dot{\theta}}{\omega_0 \theta_0}\right)^2 + \left(\frac{\theta}{\theta_0}\right)^2 = 1$.

On reconnaît l'équation d'un cercle de centre O et de rayon 1 dans le plan de phase adimensionné $\left(\frac{\theta}{\theta_0}, \frac{\dot{\theta}}{\omega_0 \theta_0}\right)$ que l'on trace sur la figure 15.19.

Remarque

On appelle **intégrale première du mouvement** une grandeur conservée au cours du mouvement obtenue en intégrant une fois le principe fondamental de la dynamique. Ici, la quantité $\left(\frac{\dot{\theta}}{\omega_0 \theta_0}\right)^2 + \left(\frac{\theta}{\theta_0}\right)^2 = 1$ est une intégrale première du mouvement.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- définition d’une force
- principe des actions réciproques
- principe de l’inertie
- définition d’un référentiel galiléen
- définition d’une quantité de mouvement
- principe fondamental de la dynamique
- expression des forces usuelles
- définition d’un portrait de phase

SAVOIR-FAIRE

- définir un système mécanique et un référentiel d’étude
- établir un schéma clair du problème
- établir un bilan des forces qui s’exercent sur un système
- choisir un système de coordonnées et une base de projection adaptés au problème
- projeter des équations vectorielles
- reconnaître une équation différentielle
- établir et intégrer l’équation différentielle du mouvement dans le cas du mouvement dans le champ de pesanteur terrestre en négligeant les frottements puis en tenant compte des frottements
- analyser des résultats d’intégration numérique présentés sous la forme de courbes
- établir et linéariser l’équation différentielle du pendule simple
- déterminer l’intégrale première de l’équation différentielle précédente pour établir son portrait de phase
- lire et exploiter un portrait de phase

MOTS-CLÉS

- | | | |
|-------------------------|---------------------------|-----------------------|
| • masse | • conditions initiales | • pendule simple |
| • force | • équation différentielle | • frottements fluides |
| • quantité de mouvement | • portrait de phase | |
| • équation du mouvement | • chute libre | |

S'ENTRAÎNER

15.1 Bond sur la Lune (★)

Dans l'album de Tintin *On a marché sur la Lune*, le Capitaine Haddock est étonné de pouvoir faire un bond beaucoup plus grand que sur Terre : c'est le sujet de cet exercice.

On assimile le mouvement du Capitaine Haddock à celui de son centre de gravité M de masse m . Il saute depuis le sol lunaire avec une vitesse initiale v_0 faisant un angle $\alpha = 30^\circ$ avec le sol. On note g_l l'accélération de la pesanteur à la surface de la Lune. En l'absence d'atmosphère, on peut considérer qu'il n'y a aucune force de frottement.

1. Pour ce premier exercice, on détaille la mise en équation du problème. Pour les exercices suivants, les quatre questions qui suivent sont sous-entendues. Il est malgré tout nécessaire de les traiter systématiquement.

- a. Définir le système et le référentiel dans lequel on étudie son mouvement.
- b. Établir un bilan des forces détaillé et réaliser un schéma à un instant quelconque en y faisant figurer les différentes forces.
- c. Définir le repère adapté à l'étude de ce mouvement et rappeler l'expression des vecteurs position, vitesse et accélération dans ce type de repérage.
- d. En utilisant les questions précédentes, établir les équations du mouvement.

2. Déterminer l'expression de la distance horizontale parcourue au cours du saut en fonction de v_0 , α et g_l .

3. Sur la Lune, la pesanteur est environ six fois moins forte que sur la Terre. Quelle sera la distance horizontale parcourue par le sauteur sur la Lune, si elle est de $d = 1,50$ m sur la Terre ?

15.2 Oscillations d'une masse suspendue à un ressort (★)

On s'intéresse au mouvement d'un petit objet de masse m attaché à un ressort dont l'autre extrémité est accrochée à un bâti fixé au sol. Le ressort étant initialement dans sa situation de repos pour laquelle sa longueur est égale à sa longueur à vide, on lâche l'objet sans lui donner de vitesse initiale. Le mouvement qui suit est vertical et on veut l'étudier.

On idéalise le comportement du ressort en l'assimilant à un ressort parfaitement élastique, sans masse, de raideur k et de longueur à vide l_0 . On repère la position de l'objet sur un axe (Ox) vertical descendant par son abscisse x (figure 15.20). L'origine O du repère est située à l'extrémité fixe du ressort. On néglige les frottements dus à l'air.

1. Montrer que l'équation du mouvement s'écrit :

$$\ddot{x} + \omega_0^2 x = \omega_0^2 x_{\text{eq}},$$

où ω_0 et x_{eq} sont des constantes à déterminer en fonction de l_0 , g , m et k .

2. Que représente la position M_{eq} d'abscisse $x = x_{\text{eq}}$?

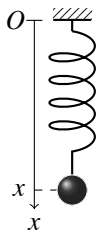
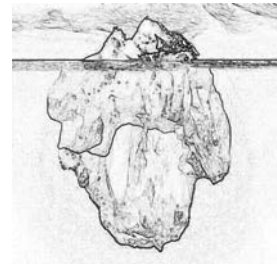


Figure 15.20

3. Pour résoudre l'équation du mouvement, on déplace l'origine du repère en M_{eq} .
 - a. Montrer que cela revient à faire le changement d'inconnue $X = x - x_{eq}$.
 - b. En déduire que l'on obtient alors une équation différentielle du mouvement connue.
 - c. Résoudre en tenant compte des conditions initiales.
 - d. Représenter l'évolution temporelle de l'abscisse x .

15.3 Partie immergée de l'iceberg (★)

On considère un iceberg dont on peut voir un dessin sur la figure ci-contre. La ligne horizontale représente la surface de l'eau. On note V le volume total de l'iceberg, V_I son volume immergé, $\rho_G = 0,92 \cdot 10^3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$ la masse volumique de la glace et $\rho_L = 1,02 \cdot 10^3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$ celle de l'eau salée.



1. Établir les expressions de la poussée d'Archimède et de la force de pesanteur qui s'applique sur l'iceberg.
2. Déterminer la proportion volumique de glace immergée.

15.4 Charge soulevée par une grue (★)

Une grue de chantier de hauteur h doit déplacer d'un point à un autre du chantier une charge de masse m assimilée à son centre de gravité M . Le point d'attache du câble sur le chariot de la grue est noté A .

1. Le point A est à la verticale de M posé sur le sol. Déterminer la tension à appliquer au câble pour qu'il arrache très doucement le point M du sol.
2. L'enrouleur de câble de la grue le remonte avec une accélération verticale a_v constante. Déterminer la tension du câble. Conclusion.

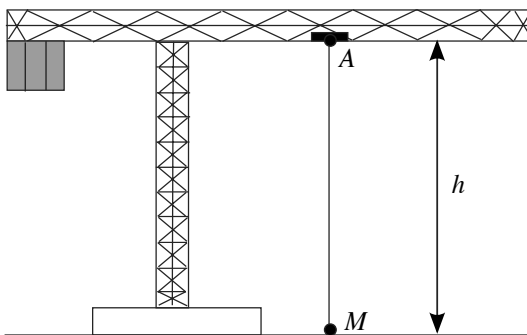


Figure 15.21

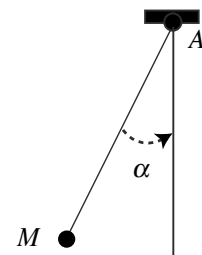


Figure 15.22

3. La montée de M est stoppée à mi-hauteur mais le chariot A se met en mouvement vers la droite (figure 15.21) avec une accélération horizontale a_h constante.
 - a. Quelle est l'accélération de M sachant que M est alors immobile par rapport à A ?
 - b. Déterminer l'angle que fait le câble avec la verticale en fonction de m , g , a_h ainsi que la tension du câble.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

15.5 Chaussette séchant dans un sèche-linge (★)

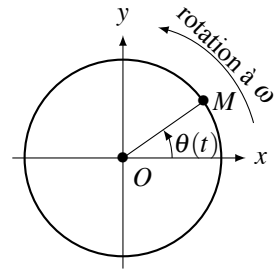
Dans un sèche-linge, le mouvement d'une chaussette s'effectue en deux phases alternées :

- dans la phase 1, elle est entraînée dans un mouvement de rotation uniforme ;
- dans la phase 2, elle retombe en chute libre.

On observe qu'elle décolle du tambour au même endroit. On cherche à déterminer ce lieu.

On modélise le tambour par un cylindre de rayon $R = 25 \text{ cm}$ tournant à $50 \text{ tour}\cdot\text{min}^{-1}$. On s'intéresse au mouvement de la chaussette que l'on assimile à un point matériel M de masse m . On étudie la première phase pendant laquelle le linge est entraîné dans un mouvement de rotation circulaire et uniforme à la même vitesse que le tambour et en restant collé aux parois du tambour. Pour les applications numériques, on considère $g = 9,8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$.

1. Déterminer l'accélération de la chaussette.
2. En déduire la réaction du tambour sur la chaussette.
3. Montrer que la réaction normale s'annule lorsque la chaussette atteint un point dont on déterminera la position angulaire.
4. Que se passe-t-il en ce point ? Quel est le mouvement ultérieur ?



APPROFONDIR

15.6 Étude d'un volant de badminton (★★)

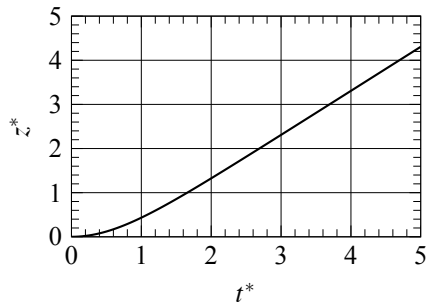
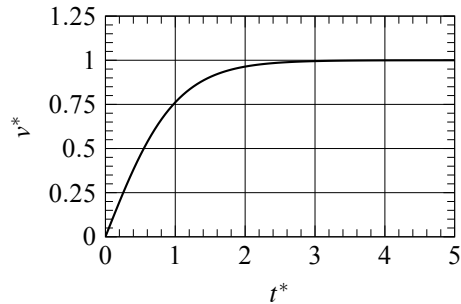
Un volant de badminton a une masse $m = 5,0 \text{ g}$. On veut vérifier expérimentalement l'information trouvée sur internet qui précise qu'un volant lâché de très haut atteint une vitesse limite $v_l = 25 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$. Pour tester cette affirmation, on veut déterminer l'altitude h à laquelle il faut le lâcher (sans vitesse initiale) pour qu'il atteigne cette vitesse limite.

On lâche le volant d'une fenêtre en étage élevé et on filme sa chute verticale. On note O le point de départ de la chute, et (Oz) l'axe vertical dirigé vers le bas. Au cours de la chute, on prend en compte une force de frottement due à l'air de la forme $\vec{f} = -\lambda v \vec{v}$ où $\vec{v}$ est le vecteur vitesse du point M , v sa norme et λ un coefficient positif. On note g l'accélération de la pesanteur et on rappelle que $g = 9,8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$.

1. Établir l'équation différentielle du mouvement du point M . En déduire l'équation différentielle portant sur $v(t)$.
2. Montrer l'existence d'une vitesse limite v_l et l'exprimer en fonction de λ , m , g .
On définit les grandeurs $t^* = \frac{t}{\tau}$, $z^* = \frac{z}{L}$ et $v^* = \frac{v}{v_l}$ où $\tau = \frac{v_l}{g}$ et $L = v_l \tau$.
3. Montrer que t^* , z^* et v^* sont trois grandeurs sans dimensions.
4. Montrer que l'équation différentielle portant sur la vitesse peut se mettre sous la forme :

$$\frac{dv^*}{dt^*} + v^{*2} = 1$$

La résolution de l'équation précédente conduit à des solutions dont on donne les représentations graphiques ci-dessous.



- 5. À l'aide de ces courbes, décrire les deux phases du mouvement.
- 6. À l'aide de ces courbes, déterminer l'altitude minimale h à laquelle il faut lâcher le volant pour que sa vitesse au sol soit supérieure ou égale à 95% de v_l . On exprimera cette altitude en fonction de L . Déterminer également la durée Δt de l'expérience en fonction de τ .
- 7. En admettant que la vitesse limite est proche de la valeur trouvée sur internet, c'est-à-dire $v_l = 25 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$, calculer numériquement L et τ puis h et Δt .

Faisabilité de l'expérience

Pour réaliser les mesures, on veut tourner un film au cours duquel on voit le volant tomber d'une fenêtre du lycée. Pour avoir une mesure précise, le volant ne doit jamais se déplacer de plus de 20 cm entre deux prises de vues. Par ailleurs, pour que le relevé de la position du volant sur les images soit précis, le volant ne doit pas se déplacer de plus de 1,0 cm pendant l'exposition du capteur.

- 8. De quel étage faut-il lâcher le volant ?
- 9. Combien d'images par seconde faut-il prendre au minimum ?
- 10. Quelle est la durée d'exposition maximale autorisée pour chaque prise de vue ?

15.7 Quelques tirs de basket-ball (★★)

On étudie les tirs de basket-ball de manière simplifiée. On suppose que le joueur est face au panneau à une distance D de ce dernier. Le cercle du panier est situé à une hauteur $H = 3,05 \text{ m}$ au-dessus du sol et on assimilera dans un premier temps le cercle à un point situé sur le panneau. De même, le ballon sera considéré comme ponctuel. On néglige les frottements fluides de l'air. Le joueur tire d'une hauteur $h = 2,00 \text{ m}$ au-dessus du sol en imposant une vitesse initiale $\vec{v}_0$ faisant un angle α avec l'horizontale.

- 1. Établir l'équation du mouvement du ballon lors du tir.
- 2. En déduire les équations horaires de ce mouvement.
- 3. Déterminer l'équation de la trajectoire du ballon.
- 4. On suppose que le module de la vitesse initiale est fixé. Donner l'équation à vérifier par l'angle α pour que le panier soit marqué. On la mettra sous la forme d'une équation du second degré en $\tan \alpha$.
- 5. Montrer que cette équation n'admet des solutions que si le module v_0 de la vitesse initiale vérifie une inéquation du second degré en v_0^2 .

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

6. En déduire l'existence d'une valeur minimale de v_0 pour que le panier soit marqué.
7. Faire l'application numérique pour un lancer franc (la distance D vaut alors 4,60 m) puis pour un panier à trois points (la distance D vaut alors 6,25 m selon les règles de la Fédération Internationale de Basket-Ball).
8. Si la condition précédente est vérifiée, donner l'expression de $\tan \alpha$ et en déduire qu'il existe deux angles possibles pour marquer le panier.
9. Donner les valeurs numériques des angles α permettant de marquer un lancer franc en supposant que $v_0 = 10,0 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.
10. Dans la suite, on suppose que l'angle de tir est fixé. Déterminer l'expression de la vitesse initiale v_0 à imposer pour marquer le panier.
11. Faire l'application numérique pour un lancer franc et un angle de tir $\alpha = 70^\circ$.

15.8 Élastique de saut (★★)

Un fabricant d'élastiques de saut donne les caractéristiques suivantes pour un élastique de type **M** adapté à un sauteur pesant entre 65 et 95 kg. On rappelle que : $g = 9,8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$.

- Longueur à vide (notée ℓ_0) : de 6 m à 50 m pour des sites de saut de 30 m à 250 m.
- Tension appliquée sur un élastique pour un allongement de 100% : 200 kg.
- Tension appliquée sur un élastique pour un allongement de 200% : 325 kg.

1. Lecture de la fiche technique.

- a. Traduire la fiche technique en langage correct en physique.
- b. La tension de l'élastique obéit-elle à une loi type ressort : $\overline{T} = k(\ell - \ell_0)$ où T est la tension appliquée et ℓ la longueur de l'élastique ?
- c. On suppose dans la suite que la tension est de la forme $\overline{T} = k(\ell - \ell_0)$. À partir des données, déterminer une valeur moyenne de la constante de raideur de l'élastique k pour un élastique de longueur à vide $\ell_0 = 6 \text{ m}$.

2. On veut savoir à quelle hauteur remonte une masse test M de masse minimale (ici $m = 65 \text{ kg}$) lorsqu'elle est lâchée sans vitesse initiale, l'élastique tendu au maximum. On prend l'exemple d'un élastique de longueur à vide $\ell_0 = 6 \text{ m}$ dont le point d'attache est à la hauteur $h = 18 \text{ m}$ au-dessus du point de départ.

- a. Déterminer l'altitude $z(t)$ et la vitesse $\dot{z}(t)$ tant que l'élastique est tendu.
 - b. Calculer l'instant t_1 pour lequel l'élastique n'est plus tendu. En déduire la vitesse de M en cet instant.
 - c. On ne tient pas compte des frottements de l'air. Déterminer la hauteur maximale atteinte par l'objet. Conclusion.
3. On réalise maintenant un saut normal, à partir du point d'attache, sans vitesse initiale avec les mêmes caractéristiques qu'à la question précédente.

- a. Déterminer le point le plus bas atteint par le sauteur et l'accélération ressentie en ce point. Conclusion.
- b. Après plusieurs oscillations, le sauteur s'immobilise. À quelle hauteur ?

15.9 Jeux aquatiques (★★★)

Un baigneur (masse $m = 80 \text{ kg}$) saute d'un plongoir situé à une hauteur $h = 10 \text{ m}$ au-dessus de la surface de l'eau. On considère qu'il se laisse chuter sans vitesse initiale et qu'il est uniquement soumis à la force de pesanteur (on prendra $g = 10 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$) durant la chute. On note (Oz) , l'axe vertical descendant, O étant le point de saut.

1. Déterminer la vitesse v_e d'entrée dans l'eau ainsi que le temps de chute t_c . Application numérique.

2. Lorsqu'il est dans l'eau, le baigneur ne fait aucun mouvement. Il subit, en plus de la pesanteur,

- une force de frottement $\vec{f}_f = -k \vec{v}$ ($\vec{v}$ étant la vitesse et $k = 250 \text{ kg}\cdot\text{s}^{-1}$);
- la poussée d'Archimède $\vec{\Pi} = -\frac{m}{d_h} \vec{g}$ ($d_h = 0,9$ est la densité du corps humain).

a. Établir l'équation différentielle à laquelle obéit la vitesse en projection sur (Oz) , notée v_z . On posera $\tau = m/k$.

b. Intégrer cette équation en prenant comme nouvelle origine des temps $t = t_c$.

c. Déterminer la vitesse limite v_L (< 0) en fonction de m , k , g et d_h . Application numérique.

d. Exprimer la vitesse v_z en fonction de v_e , $|v_L|$ et t . Déterminer à quel instant t_1 le baigneur commence à remonter.

e. En prenant la surface de l'eau comme nouvelle origine de l'axe (Oz) , exprimer $z(t)$. En déduire la profondeur maximale pouvant être atteinte.

f. En fait, il suffit que le baigneur arrive au fond de la piscine avec une vitesse de l'ordre de $1 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ pour qu'il puisse se repousser avec ses pieds sans risque : à quel instant t_2 atteint-il cette vitesse et quelle est la profondeur minimale du bassin ?

15.10 Étude d'un skieur (★)

On étudie le mouvement d'un skieur descendant une piste selon la ligne de plus grande pente, faisant l'angle α avec l'horizontale. L'air exerce une force de frottement supposée de la forme $\vec{F} = -\lambda \vec{v}$, où λ est un coefficient constant positif et $\vec{v}$ la vitesse du skieur.

On note $\vec{T}$ et $\vec{N}$ les composantes tangentielle et normale de la force de frottement exercée par la neige et f le coefficient de frottement solide tel que $\|\vec{T}\| = f \|\vec{N}\|$.

On choisit comme origine de l'axe Ox de la ligne de plus grande pente la position initiale du skieur, supposé partir à l'instant initial avec une vitesse négligeable. On note Oy la normale à la piste dirigée vers le haut.

1. Calculer $\vec{T}$ et $\vec{N}$.

2. Calculer la vitesse $\vec{v}$ et la position x du skieur à chaque instant.

3. Vitesse limite

a. Montrer que le skieur atteint une vitesse limite $\vec{v}_l$ et calculer $\vec{v}$ en fonction de $\vec{v}_l$.

b. Calculer v_l pour $\lambda = 1 \text{ SI}$, $f = 0,9$, $g = 10 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$, $m = 80 \text{ kg}$ et $\alpha = 45^\circ$.

4. Calculer littéralement et numériquement la date t_1 où le skieur a une vitesse égale à $v_l/2$.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

5. À la date t_1 , le skieur tombe. On néglige alors la résistance de l'air, et on considère que le coefficient de frottement sur le sol est multiplié par 10. Calculer la distance parcourue par le skieur avant de s'arrêter.

15.11 Atterrissage en catastrophe d'un avion (★★)

Un avion de chasse de masse $m = 9 \text{ t}$ en panne de freins atterrit à une vitesse $v_a = 241 \text{ km} \cdot \text{h}^{-1}$. Une fois au sol, il est freiné en secours par un parachute de diamètre $D = 3 \text{ m}$ déployé instantanément par le pilote au moment où les roues de l'avion touchent le sol. On néglige les forces de frottement des roues sur le sol par rapport à la force de traînée (frottement fluide) du parachute qui s'écrit $T = C_x \rho S v^2 / 2$ avec v la vitesse de l'avion, S la surface projetée du parachute sur un plan perpendiculaire à la vitesse, C_x le coefficient de traînée supposé constant et égal à 1,5 et $\rho = 1,2 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$ la masse volumique de l'air.

1. On considère que le réacteur ne délivre plus aucune poussée.
 - a. Établir l'équation différentielle à laquelle obéit la vitesse v de l'avion.
 - b. En déduire l'expression de v en fonction de la date t . On prendra comme origine des temps la date à laquelle les roues de l'avion touchent le sol.
 - c. Montrer que la force de traînée n'est pas suffisante pour stopper complètement l'avion.
2. Dans le cas où les freins fonctionnent, la distance d'atterrissage de l'avion est de l'ordre de $d = 1400 \text{ m}$. Déterminer la vitesse atteinte par l'avion après avoir été freiné uniquement par le parachute sur cette distance. Faites l'application numérique.

CORRIGÉS

15.1 Bond sur la Lune

1. Mise en équation

a. On étudie le mouvement du centre de gravité M du Capitaine Haddock dans le référentiel lié à la Lune galiléen.

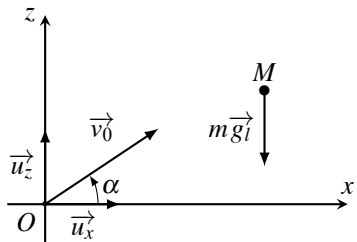
b. Après l'impulsion sur le sol qui permet d'acquérir cette vitesse initiale, la seule force est la force de pesanteur lunaire : $m\vec{g}_l = -mg_l\vec{u}_z$.

c. Le repère est (O, x, y, z) , le point O est l'origine du saut et Oz est vertical ascendant. On choisit les axes tels que :

$$\vec{v}_0 = v_0(\cos\alpha\vec{u}_x + \sin\alpha\vec{u}_z).$$

Dans ce repère cartésien, les vecteurs position, vitesse et accélération sont respectivement :

$$\vec{OM} \begin{cases} x \\ y \\ z \end{cases} \quad \vec{v} \begin{cases} \dot{x} \\ \dot{y} \\ \dot{z} \end{cases} \quad \vec{a} \begin{cases} \ddot{x} \\ \ddot{y} \\ \ddot{z} \end{cases}$$



d. La relation fondamentale de la dynamique donne : $m\vec{a} = m\vec{g}_l$, soit :

$$\ddot{x} = 0 \quad ; \quad \ddot{y} = 0 \quad ; \quad \ddot{z} = -g_l.$$

2. Résolution : par intégration successive, on trouve :

$$\begin{cases} \dot{x} = v_0 \cos\alpha \\ \dot{y} = 0 \\ \dot{z} = -g_l t + v_0 \sin\alpha \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} x = v_0 t \cos\alpha \\ y = 0 \\ z = -\frac{1}{2}g_l t^2 + v_0 t \sin\alpha. \end{cases}$$

On obtient l'équation de la trajectoire en éliminant t : $z = -\frac{1}{2}g_l \frac{x^2}{(v_0 \cos\alpha)^2} + x \tan\alpha$.

Le sauteur retombe sur le sol pour $z = 0$. En rejetant la solution $x = 0$ qui correspond au départ, on trouve la distance parcourue : $d = \frac{v_0^2}{g_l} \sin 2\alpha$.

3. En supposant que v_0 et α soient les mêmes et puisque d est inversement proportionnel à g_l , la distance sur la Lune sera six fois plus grande soit 9 m. Il est vraisemblable que v_0 soit plus grand sur la Lune que sur Terre, donc que d soit encore plus grand sur la Lune.

15.2 Oscillations d'une masse suspendue à un ressort

1. On étudie le mouvement du petit objet de masse m assimilé à un point matériel M dans le référentiel lié au sol galiléen. Le mouvement étant vertical, on définit le repère cartésien $(Oxyz)$ tel que l'axe (Ox) coïncide avec la verticale descendante.

M est repéré par son vecteur position $\vec{OM} = x\vec{u}_x$. Sa vitesse et son accélération valent respectivement $\vec{v} = \dot{x}\vec{u}_x$ et $\vec{a} = \ddot{x}\vec{u}_x$.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Dans ce référentiel, le point M est soumis à son poids $\vec{P} = m\vec{g} = mg\vec{u}_x$ et à la force rappel élastique du ressort $\vec{T} = -k(l - l_0)\vec{u}_{\text{ext}}$. Avec le choix de repère précédent, $l = x$ et $\vec{u}_{\text{ext}} = \vec{u}_x$. On applique alors le principe fondamental de la dynamique : $m\vec{a} = \vec{P} + \vec{T}$ que l'on projette sur la direction du mouvement (Ox) :

$$m\ddot{x} = mg - k(x - l_0) \Leftrightarrow \ddot{x} + \frac{k}{m}x = g + \frac{k}{m}l_0 = \frac{k}{m}\left(l_0 + \frac{mg}{k}\right).$$

Cette équation est bien de la forme $\ddot{x} + \omega_0^2 x = \omega_0^2 x_{\text{eq}}$ avec $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$ et $x_{\text{eq}} = l_0 + \frac{mg}{k}$.

2. Lorsque M est situé à la position M_{eq} , son accélération, et par conséquent la somme des forces auxquelles il est soumis, s'annule. Cette position est la position d'équilibre du point M . Comme on peut s'y attendre, elle correspond à un ressort étiré ($l_{\text{eq}} = l_0 + \frac{mg}{k} > l_0$) de telle sorte que la tension du ressort compense le poids.

3. Résolution :

a. Pour effectuer le changement d'origine du repère, on note $\overrightarrow{M_{\text{eq}}M} = X\vec{u}_x$ et on utilise la relation de Chasles :

$$\overrightarrow{M_{\text{eq}}M} = \overrightarrow{OM} - \overrightarrow{OM_{\text{eq}}} \xrightarrow{\text{sur } \vec{u}_x} X = x - x_{\text{eq}}.$$

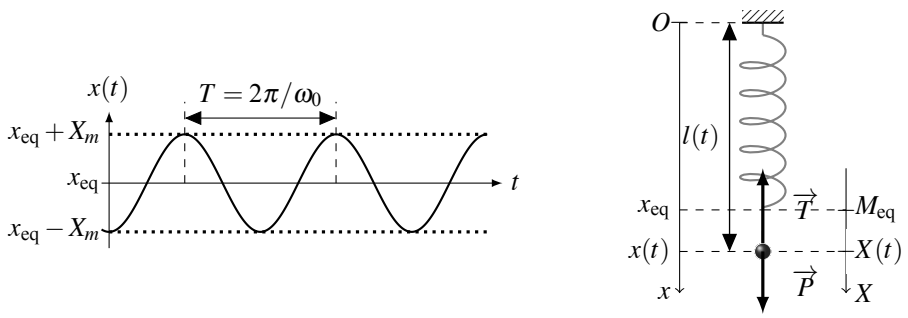
b. x_{eq} étant une constante, on dérive l'expression précédente et on trouve : $\dot{X} = \dot{x}$ et $\ddot{X} = \ddot{x}$. On remplace alors dans l'équation du mouvement pour obtenir $\ddot{X} + \omega_0^2 X = 0$. Il s'agit de l'équation d'un oscillateur harmonique.

c. Les solutions sont : $X = a\cos\omega_0 t + b\sin\omega_0 t$ et les conditions initiales données dans l'énoncé se traduisent par $x(t=0) = l_0$ et $\dot{x}(t=0) = 0$ soit :

$$X(t=0) = l_0 - x_{\text{eq}} = -\frac{mg}{k} = a \quad \text{et} \quad \dot{X}(t=0) = 0 = b\omega_0.$$

Finalement : $X = -\frac{mg}{k}\cos\omega_0 t$ et $x = x_{\text{eq}} - \frac{mg}{k}\cos\omega_0 t$.

d. Le mouvement de M présente des oscillations harmoniques centrées sur la position d'équilibre, de pulsation ω_0 , d'amplitude $X_m = \frac{mg}{k}$ et de phase à l'origine π .



15.3 Partie immergée de l'iceberg

1. Dans le référentiel terrestre $\mathcal{R}_T$ galiléen, l'iceberg est soumis à son poids $\vec{P} = m\vec{g} = \rho_V V \vec{g}$ et à la poussée d'Archimède $\vec{\Pi} = -\rho_L V_I \vec{g}$.

2. On applique le principe fondamental de la dynamique à l'iceberg au repos dans $\mathcal{R}_T$:

$$\vec{0} = \vec{P} + \vec{P}_i \implies \rho_G V = \rho_L V_L \implies \frac{V_L}{V} = \frac{\rho_G}{\rho_L} = \frac{0,92}{1,02} = 0,90.$$

90 % du volume de l'iceberg est immergé et donc invisible.

15.4 Charge soulevée par une grue

Le référentiel lié au sol est galiléen. Le système est la masse m assimilée à son centre de gravité M repéré par ses coordonnées cartésiennes $M(x,y,z)$ où Oz est dirigé vers le haut.

1. Lorsque le point M est posé sur le sol, les forces qui s'exercent sur lui sont : le poids ($m\vec{g} = -mg\vec{u}_z$), la tension du câble ($\vec{T} = T\vec{u}_z$) et la réaction du sol ($\vec{R} = R\vec{u}_z$).

La rupture de contact avec le sol implique l'annulation de la force de contact d'où $R = 0$. L'accélération de M est alors dirigée vers le haut, c'est-à-dire $\ddot{z} \geq 0$. Comme la grue arrache très doucement M du sol, on peut faire l'approximation $\ddot{z} \simeq 0$.

On applique le principe fondamental de la dynamique à M de masse m à l'instant où le contact avec le sol est rompu et où R s'annule. On le projette sur l'axe Oz et on trouve :

$$T - mg = m\ddot{z} \implies T = m\ddot{z} + mg \simeq mg.$$

La tension appliquée au câble est, au minimum, égale au poids de l'objet à soulever.

2. On applique la relation fondamentale de la dynamique avec $\vec{a} = a_v\vec{u}_z$, soit $m\vec{a} = m\vec{g} + \vec{T}$, d'où $\vec{T} = m(\vec{a} - \vec{g})$, soit en projection sur $\vec{u}_z$:

$$T = m(a_v + g).$$

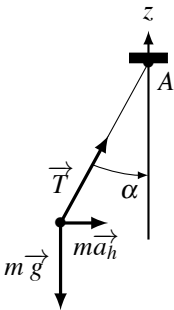
La tension est supérieure au poids et fonction affine de a_v . Si l'accélération devient trop forte, le câble peut se rompre.

3. On note O un point fixe dans le référentiel.

a. L'accélération de M est $\vec{a}_M = \frac{d\vec{OM}}{dt}$. On utilise la relation de Chasles $\vec{OM} = \vec{OA} + \vec{AM}$, or $\vec{AM}$ est un vecteur constant, donc :

$$\vec{a}_M = \frac{d\vec{OM}}{dt} = \frac{d\vec{OA}}{dt} + \frac{d\vec{AM}}{dt} = \frac{d\vec{OA}}{dt} = \vec{a}_h$$

b. Le principe fondamental de la dynamique appliqué à M donne $m\vec{a}_h = m\vec{g} + \vec{T}$, les différents vecteurs étant représentés sur la figure ci-contre. La construction donne alors $\tan \alpha = mg/a_h$ et $T = m\sqrt{g^2 + a_h^2}$.



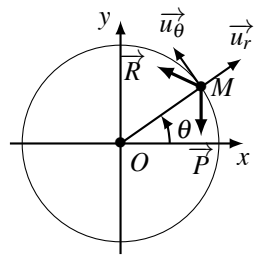
15.5 Chaussette séchant dans un sèche-linge

1. On étudie le mouvement de la chaussette assimilée à un point matériel M de masse m dans le référentiel terrestre galiléen. Lors de la première phase, M est en mouvement circulaire et uniforme de centre O et de rayon R à la vitesse angulaire ω .

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Sa vitesse est tangente au cercle et de norme $v = R\omega$. Son accélération est radiale centripète de norme $\frac{v^2}{R}$ d'où :

$$\vec{a} = -\frac{v^2}{R}\vec{u}_r = -R\omega^2\vec{u}_r \quad \text{où} \quad \vec{u}_r = \frac{\vec{OM}}{\|\vec{OM}\|}.$$



2. La chaussette étant collée à la paroi du tambour, elle est soumise à son poids $\vec{P} = m\vec{g}$ et à la réaction du tambour $\vec{R}$. On lui applique le principe fondamental de la dynamique :

$$m\vec{a} = \vec{P} + \vec{R} \Rightarrow \vec{R} = m\vec{a} - \vec{P} = \begin{cases} \vec{R} \cdot \vec{u}_r = -mR\omega^2 + mg \sin \theta \\ \vec{R} \cdot \vec{u}_\theta = mg \cos \theta. \end{cases}$$

3. La composante radiale de la réaction du support s'annule lorsque $mR\omega^2 = mg \sin \theta$ soit pour $\theta = \theta_0$ tel que :

$$\sin \theta_0 = \frac{R}{g}\omega^2 = \frac{0,25}{9,8} \times \left(\frac{50 \times 2 \times 3,1415}{60} \right)^2 = 0,70 \Rightarrow \theta_0 = 44,4^\circ.$$

4. L'annulation de la force de contact entre le tambour et la chaussette montre qu'il y a rupture de contact. La chaussette décolle de la paroi. Elle est projetée avec une vitesse $R\omega$ tangente au tambour depuis le point repéré par la coordonnée angulaire θ_0 . Le mouvement ultérieur, sous la seule action du poids, est un vol parabolique.

15.6 Étude d'un volant de badminton

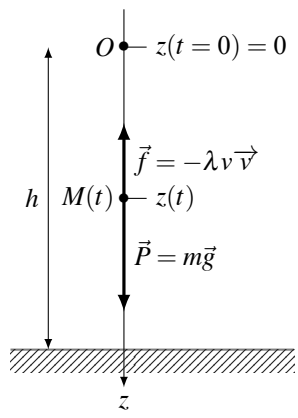
1. On étudie le volant de badminton dans le référentiel terrestre supposé galiléen. On assimile le volant à un point matériel M de masse m . D'après l'énoncé, son mouvement est rectiligne selon la verticale. On le repère à l'aide de son abscisse z sur l'axe (Oz) vertical descendant (voir schéma ci-contre).

La position, la vitesse et l'accélération du point M sont :

$$\vec{OM} = z\vec{u}_z \quad ; \quad \vec{v} = \dot{z}\vec{u}_z \quad ; \quad \vec{a} = \ddot{z}\vec{u}_z.$$

Le volant de badminton est soumis à :

- son poids $\vec{P} = m\vec{g} = mg\vec{u}_z$;
- la force de frottement $\vec{f} = -\lambda v\vec{v} = -\lambda \dot{z}^2\vec{u}_z$.



On applique le principe de la dynamique au volant de badminton assimilé à un point matériel M de masse m dans le référentiel terrestre supposé galiléen :

$$\frac{d\vec{p}}{dt} = \frac{d(m\vec{v})}{dt} = m\vec{a} = \vec{P} + \vec{f},$$

que l'on projette sur l'axe du mouvement (Oz) : $m\ddot{z} = mg - \lambda \dot{z}^2 \Leftrightarrow \ddot{z} + \frac{\lambda}{m}\dot{z}^2 = g$. Le mouve-

ment est vertical dirigé vers le bas donc $v = \dot{z} > 0$ et on peut écrire cette équation :

$$\frac{dv}{dt} + \frac{\lambda}{m} v^2 = g.$$

2. Lorsqu'on lâche M sans vitesse initiale d'une hauteur h , la vitesse est faible. La force principale est le poids et le mobile accélère vers le bas. La norme de la vitesse augmente, celle de la force de frottement également. Après cette phase d'accélération, les frottements compensent le poids et la vitesse se stabilise. On atteint la vitesse limite et constante $\dot{z} = v_l$. La solution constante $\dot{z} = v_l$ telle que $\ddot{z} = 0$ donne une solution possible pour l'équation différentielle précédente lorsque : $\frac{\lambda}{m} v_l^2 = g \Rightarrow v_l = \sqrt{\frac{mg}{\lambda}}$.

3. v_l est une vitesse. Le rapport d'une vitesse sur une accélération est un temps donc $\tau = \frac{v_l}{g}$ est un temps. Le produit d'une vitesse par un temps est une longueur donc $L = v_l \tau$ est une longueur. Par la suite, t^* est le rapport entre deux temps, z^* est le rapport de deux longueurs et v^* est le rapport de deux vitesses. Ces trois grandeurs sont donc sans dimensions.

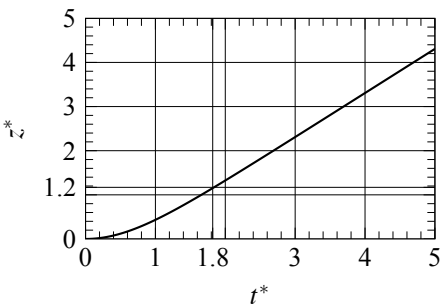
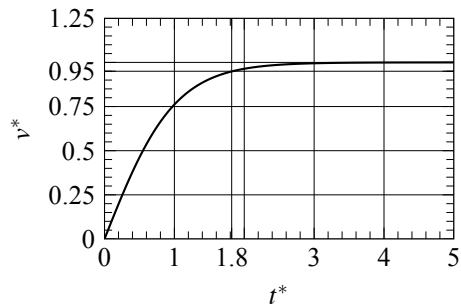
4. On introduit $v = v_l v^*$ et $t = \tau t^*$ dans l'équation précédente :

$$\frac{dv}{dt} + \frac{\lambda}{m} v^2 = g \implies \frac{d(v_l v^*)}{d(\tau t^*)} + \frac{\lambda}{m} (v_l v^*)^2 = g \implies \frac{v_l}{\tau} \frac{dv^*}{dt^*} + \frac{\lambda v_l^2}{m} v^{*2} = g.$$

Or $\frac{v_l}{\tau} = g$ et $\frac{\lambda v_l^2}{m} = g$ donc : $\frac{dv^*}{dt^*} + v^{*2} = 1$.

5. Ces courbes montrent que la vitesse augmente pendant 2 à 3 τ pour se stabiliser à v_l . Le mouvement est ensuite rectiligne et uniforme et z est une fonction affine du temps.

6. La courbe représentant $v^*(t^*)$ montre que $v = \dot{z} = 0,95 v_l$ (soit $v^* = 0,95$) pour $t = 1,8 \tau$ (soit $t^* = 1,8$). On lit sur la courbe $z^*(t^*)$ que $z = 1,2 L$ (soit $z^* = 1,2$). Il faut donc lâcher le volant d'une altitude $h \simeq 1,2 L$ et l'expérience va durer $\Delta t \simeq 1,8 \tau$.



7. Si la valeur trouvée sur internet est proche de la réalité, on peut déterminer :

$$\begin{cases} \tau = \frac{v_l}{g} = \frac{25/3,6}{9,8} = 0,71 \text{ s} \\ L = v_l \tau = \frac{v_l^2}{g} = \frac{25}{3,6} \times 0,71 = 4,9 \text{ m} \end{cases} \quad \text{puis} \quad \begin{cases} h = 1,2 \times 4,9 = 5,8 \text{ m} \\ \Delta t = 1,8 \times 0,71 = 1,3 \text{ s} \end{cases}$$

Faisabilité de l'expérience

8. Étant donné qu'il faut lâcher le volant d'une altitude approximative de 6 m et qu'un étage

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

mesure de 2,5 m à 3,0 m, il suffit de monter au troisième étage pour être certain d'être suffisamment haut.

9. Vers la fin de l'expérience, la vitesse du volant sera voisine de $v_l = 25 \text{ km} \cdot \text{h}^{-1} = 7 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. Le volant parcourt donc la distance $d_1 = 20 \text{ cm} = 0,20 \text{ m}$ en une durée Δt_1 telle que :

$$\Delta t_1 = \frac{d_1}{v_l} = \frac{0,2}{7} = 0,029 \text{ s}.$$

Il faut donc au minimum $n = \frac{1}{\Delta t_1} = \frac{1}{0,029} = 35 \text{ images} \cdot \text{s}^{-1}$.

10. De la même manière, le volant parcourt donc la distance $d_2 = 1,0 \text{ cm} = 0,01 \text{ m}$ en une durée Δt_2 telle que :

$$\Delta t_2 = \frac{d_2}{v_l} = \frac{0,01}{7} = 0,0014 \text{ s}.$$

Le temps d'exposition du capteur ne peut pas être plus long que 1,4 ms.

15.7 Quelques tirs de basket

1. Le système étudié est le ballon assimilé à son centre de gravité dans le référentiel terrestre galiléen. Il est soumis à la seule force du poids. L'écriture du principe fondamental de la dynamique donne $\vec{a} = \vec{g}$.

2. La projection de la relation précédente en coordonnées cartésiennes en choisissant Oz dirigé vers le haut donne :

$$\begin{cases} \ddot{x} = 0 \\ \ddot{y} = 0 \\ \ddot{z} = -g \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{x} = v_0 \cos \alpha \\ \dot{y} = 0 \\ \dot{z} = -gt + v_0 \sin \alpha \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} x = v_0 t \cos \alpha - D \\ y = 0 \\ z = \frac{1}{2}gt^2 + v_0 t \sin \alpha + h, \end{cases}$$

en prenant l'origine du repère au sol sous le panneau et en tenant compte des conditions initiales pour effectuer les intégrations.

3. On élimine le temps entre les équations horaires pour obtenir l'équation de la trajectoire :

$$t = \frac{x+D}{v_0 \cos \alpha} \Rightarrow z = \frac{1}{2}g \left(\frac{x+D}{v_0 \cos \alpha} \right)^2 + (x+D) \tan \alpha + h.$$

4. La résolution de l'équation précédente pour $z = H$ et $x = 0$ donne, en posant $X = \tan \alpha$ et en transformant $\frac{1}{\cos^2 \alpha} = 1 + \tan^2 \alpha = 1 + X^2$:

$$\frac{gD^2}{2v_0^2}X^2 - DX - h + \frac{gD^2}{2v_0^2} + H = 0.$$

5. Les solutions doivent être réelles ce qui implique le discriminant est positif :

$$D^2 - 4 \frac{gD^2}{2v_0^2} \left(-h + \frac{gD^2}{2v_0^2} + H \right) \geq 0 \Rightarrow v_0^4 - 2g(H-h)v_0^2 - g^2D^2 \geq 0. \quad (15.8)$$

6. En posant $Y = v_0^2$, cette relation s'écrit $Y^2 - 2g(H-h)Y - g^2D^2$. Son discriminant est $\delta = g^2(H-h)^2 + g^2D^2 > 0$ et ses deux racines sont $Y_{\pm} = g(H-h) \pm g\sqrt{(H-h)^2 + D^2}$, l'une positive et l'autre négative. Ce polynôme prend des valeurs négatives entre ses racines et

positives à l'extérieur. Comme $Y = v_0^2 \geq 0$, la condition (15.8) est vérifiée si v_0^2 est supérieure à la racine positive soit $v_0 \geq \sqrt{g \left(H - h + \sqrt{(H - h)^2 + D^2} \right)}$.

7. L'application numérique donne pour un lancer franc $v_0 \geq 7,59 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1} = 27,3 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$ et pour un tir à trois points $v_0 \geq 8,60 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1} = 31,0 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$.

8. La résolution à v_0 fixée de l'équation du second degré en $X = \tan \alpha$ conduit à des solutions réelles puisque les conditions précédentes sont vérifiées. Elles s'écrivent :

$$X = \tan \alpha = \frac{v_0^2 \pm \sqrt{v_0^4 - 2g(H - h)v_0^2 - g^2D^2}}{gD}.$$

On a donc deux valeurs possibles pour l'angle α .

9. L'application numérique donne $\tan \alpha = 0,52$ ou $3,93$ soit $\alpha = 27^\circ 28'$ ou $\alpha = 75^\circ 42'$.

10. La résolution à α fixé de l'équation en v_0 donne $v_0 = \sqrt{\frac{gD^2}{2\cos^2 \alpha (h - H + D \tan \alpha)}}$.

11. L'application numérique donne $v_0 = 8,75 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

15.8 Élastique de saut

1. Lecture de la fiche technique : par définition l'allongement de l'élastique en % est $\frac{\ell - \ell_0}{\ell_0}$.

a. Attention, ce n'est pas le poids du sauteur qui est donné, mais sa masse.

La tension est une force et s'exprime donc en N et non en kg. La fiche est en « kilogramme force », unité désuète telle que $1 \text{ kg force} = 9,8 \text{ N}$ correspond au poids d'une masse de 1 kg. Finalement, $T_1 = 1960 \text{ N}$ pour un allongement de 100% et $T_2 = 3185 \text{ N}$ pour un allongement de 200%.

b. Un allongement de 100% correspond à $\ell = 2\ell_0$ et de 200% à $\ell = 3\ell_0$. Ainsi dans le deuxième cas, si la tension suivait la loi proposée, elle devrait être égale à 1,5 fois la première soit à 2940 N. Elle est en fait plus grande, ce qui signifie que lorsque l'élastique est très étiré k n'est plus une constante ; sa valeur augmente.

c. Pour l'allongement de 100%, on trouve $k_1 = T_1/2\ell_0 = 163 \text{ N}\cdot\text{m}^{-1}$ et pour l'allongement de 200%, on trouve $k_2 = T_2/3\ell_0 = 180 \text{ N}\cdot\text{m}^{-1}$ soit une valeur moyenne $k = 171,5 \text{ N}\cdot\text{m}^{-1}$ qui sera celle retenue dans la suite.

2. On étudie le mouvement de la masse test dans le référentiel terrestre galiléen. Cette masse est assimilée à son centre de gravité M de masse m soumis à son poids $m\vec{g}$ et à la tension de l'élastique $\vec{T}$. La relation fondamentale donne $m\vec{a} = m\vec{g} + \vec{T}$.

a. La force de tension d'élastique vaut $\vec{T} = -k(\ell - \ell_0)\vec{u}_{\text{ext}}$ où le vecteur $\vec{u}_{\text{ext}}$ est orienté de l'élastique vers la masse en mouvement. La projection de la relation fondamentale sur un axe vertical Oz descendant ($\vec{u}_z = \vec{u}_{\text{ext}}$) avec O point d'attache du ressort ($\ell = z$) donne alors :

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

$$m\ddot{z} = mg - k(\ell - \ell_0) \Rightarrow \ddot{z} + \frac{k}{m}z = g + \frac{k}{m}\ell_0.$$

La solution de l'équation est $z = A \cos(\omega_0 t) + B \sin(\omega_0 t) + \ell_0 + \frac{mg}{k}$, avec

$\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$. Dans la suite, on pose $\ell_e = \ell_0 + \frac{mg}{k}$.

On peut alors calculer la vitesse : $\dot{z} = \omega_0(-A \sin(\omega_0 t) + B \cos(\omega_0 t))$. On détermine A et B avec les conditions initiales, à savoir :

$$\begin{cases} z(t=0) = h \\ \dot{z}(t=0) = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} A + \ell_e = h \\ B\omega_0 = 0 \end{cases}$$

d'où $z(t) = (h - \ell_e) \cos(\omega_0 t) + \ell_e$ et $\dot{z} = -\omega_0(h - \ell_e) \sin(\omega_0 t)$.

b. L'élastique se détend pour $z(t_1) = \ell_0$ soit : $t_1 = \frac{1}{\omega_0} \arccos\left(-\frac{mg}{k}\left(h - \frac{mg}{k} - \ell_0\right)^{-1}\right)$.

Numériquement $t_1 = 1,25$ s et la vitesse $\overline{v}_1$ à l'instant t_1 vaut $\dot{z}(t_1) = -3,7 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

c. Pour $\ell < \ell_0$, M n'est plus soumise qu'à son poids :

$$\ddot{z} = g \Rightarrow \dot{z} = g(t - t_1) + \overline{v}_1 \Rightarrow z(t) = \frac{g}{2}(t - t_1)^2 + \overline{v}_1(t - t_1) + \ell_0.$$

Attention, les conditions initiales pour cette étape du mouvement sont prises à l'instant t_1 et l'axe Oz est orienté vers le bas donc $\vec{g} = g\vec{u}_z$. La hauteur maximale est atteinte lorsque la vitesse est nulle soit lorsque $t - t_1 = -\overline{v}_1/g$. On en déduit :

$$z_{\max} = -\frac{g}{2}\left(\frac{v_1}{g}\right)^2 - \overline{v}_1\frac{\overline{v}_1}{g} + \ell_0 = \ell_0 \frac{3v_1^2}{2g} = 3,9 \text{ m}.$$

3. Le saut se passe en deux étapes (inversées par rapport à la précédente partie) : une chute libre jusqu'à $z = \ell_0$ puis une chute soumise au poids et à la tension de l'élastique.

a. Il faut calculer la vitesse atteinte à la fin de la première étape en ℓ_0 pour avoir les conditions initiales pour la deuxième étape.

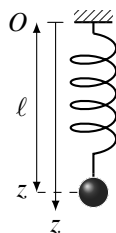
Pour la première étape, le départ ayant lieu pour $z = 0$ au point d'attache de l'élastique (axe Oz vertical descendant comme précédemment) avec vitesse initiale nulle :

$$\ddot{z} = g \Rightarrow \dot{z} = gt \Rightarrow z(t) = \frac{g}{2}t^2.$$

Pour $z = \ell_0$, on a donc $t_2 = \sqrt{\frac{2\ell_0}{g}}$ et $\dot{z}(\ell_0) = \sqrt{2g\ell_0}$.

Pour la deuxième étape, la relation fondamentale donne : $m\vec{a} = m\vec{g} - k(z - \ell_0)\vec{u}_z$. Cette équation a déjà été résolue précédemment, cependant comme cette fois-ci on nous demande la hauteur maximale de chute, il est préférable de prendre la solution sous la forme : $z(t) = A' \cos(\omega_0 t + \phi) + \ell_0 + \frac{mg}{k}$ (où $\omega_0 = \sqrt{k/m}$). Avec les conditions initiales à $t = t_2$, on détermine A' (pas besoin de déterminer ϕ) :

$$\begin{cases} z(t_2) = A' \cos(\omega_0 t_2 + \phi) + \ell_0 + \frac{mg}{k} = \ell_0 \\ \dot{z}(t_2) = -A' \omega_0 \sin(\omega_0 t_2 + \phi) = \sqrt{2g\ell_0} \end{cases} \Rightarrow A' = \sqrt{\left(\frac{mg}{k}\right)^2 + \frac{2mg\ell_0}{k}}$$



Pour obtenir A' , on a élevé chaque équation au carré et utilisé la relation $\cos^2 + \sin^2 = 1$. L'application numérique donne : $A' = 7,6$ m. La hauteur maximale de chute est obtenue pour $\cos(\omega_0 t_2 + \phi) = 1$, soit $z_{\max} = A' + \ell_0 + \frac{mg}{k}$ soit $z_{\max} = 17,3$ m ce qui est pratiquement la hauteur du pont.

L'accélération est obtenue par deux dérivations de $z(t)$ soit : $\ddot{z} = -A'\omega_0^2 \cos(\omega_0 t_2 + \phi)$ soit $|\ddot{z}|_{\max} = A'\omega_0^2 = 20,1 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$, soit plus de deux fois l'accélération de la pesanteur.

b. Dans l'équation du mouvement, la position d'équilibre est obtenue pour $\ddot{z} = 0$, soit $z = \ell_e = \ell_0 + \frac{mg}{k}$. C'est autour de cette position qu'ont lieu les oscillations du sauteur.

15.9 Jeux aquatiques

On considère le référentiel terrestre galiléen. Le système est le plongeur assimilé à son centre de gravité M de masse m .

1. La première partie du mouvement correspond à une chute libre. La relation fondamentale de la dynamique $m\vec{a} = m\vec{g}$ donne en projection sur l'axe (Oz) descendant $\ddot{z} = g$, soit en intégrant avec $\dot{z}(0) = 0$ et $z(0) = 0$: $\dot{z} = gt$ et $z(t) = \frac{gt^2}{2}$.

Pour $z = h$, on trouve $t_c = \sqrt{2h/g} = 1,4$ s et $v_e = \sqrt{2gh} = 14,1 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

2. Dans la deuxième partie du mouvement, le plongeur est dans l'eau.

a. La relation fondamentale dans l'eau devient : $m\vec{a} = m\vec{g} + \vec{\Pi} + \vec{f}_f$, ce qui donne en projection sur (Oz) et en posant $v_z = \dot{z}$:

$$m\dot{v}_z = mg\left(1 - \frac{1}{d_h}\right) - kv_z \Rightarrow \dot{v}_z + \frac{v_z}{\tau} = g\left(1 - \frac{1}{d_h}\right)$$

b. La solution générale de l'équation précédente est : $v_z = A \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + g\tau\left(1 - \frac{1}{d_h}\right)$, soit en changeant l'origine des temps, $v(t=0) = v_e$:

$$v_z(t) = g\tau\left(1 - \frac{1}{d_h}\right) + \left(v_e - g\tau\left(1 - \frac{1}{d_h}\right)\right) \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right).$$

c. Lorsque $t \rightarrow \infty$, on trouve la vitesse limite, soit $v_L = g\tau\left(1 - \frac{1}{d_h}\right)$. L'application numérique donne $v_L = -0,356 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

d. On peut alors mettre v_z sous la forme suivante : $v_z(t) = (v_e + |v_L|) \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) - |v_L|$.

Le plongeur commence à remonter lorsque la vitesse v_z devient nulle, puisque la résultante des forces est vers le haut :

$$|v_L| = (v_e + |v_L|) \exp\left(-\frac{t_1}{\tau}\right) \Rightarrow t_1 = \tau \ln\left(1 + \frac{v_e}{|v_L|}\right) = 1,19 \text{ s}.$$

e. En intégrant $v_z(t)$ avec $z(t=0) = 0$, on a : $z(t) = \tau(v_e + |v_L|)\left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right) - |v_L|t$. La profondeur maximale est atteinte à $t = t_1 = 1,19$ s et vaut $z_{\max} = 4,1$ m.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

f. On cherche l'instant t_2 pour lequel $v_z = v_2 = 1 \text{ m.s}^{-1}$. La résolution donne :

$$t_2 = \tau \ln \left(\frac{v_e + |v_L|}{v_2 + |v_L|} \right) = 0,76 \text{ s}, \quad \text{puis } z = 3,94 \text{ m}.$$

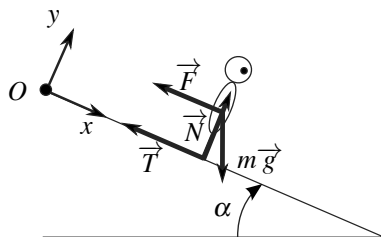
15.10 Étude d'un skieur

1. On étudie le mouvement du skieur assimilé à son centre de gravité dans le référentiel lié au sol galiléen. Les forces qui s'appliquent au skieur sont :

- le poids $m\vec{g}$;
- la réaction tangentielle $\vec{T}$;
- la réaction normale du support $\vec{N}$;
- la force de frottement $\vec{F}$.

La relation fondamentale de la dynamique donne :

$$m\vec{a} = m\vec{g} + \vec{F} + \vec{T} + \vec{N},$$



soit en projection : $m\ddot{x} = -T - \lambda\dot{x} + mg \sin \alpha$ et $m\ddot{y} = 0 = N - mg \cos \alpha$.

On en déduit : $N = mg \cos \alpha$ et donc $T = fN = fmg \cos \alpha$.

2. On reporte l'expression de T dans l'autre équation en posant $\tau = m/\lambda$ et on intègre :

$$\ddot{x} + \frac{\dot{x}}{\tau} = g(\sin \alpha - f \cos \alpha) \Rightarrow \dot{x} = A \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + \tau g(\sin \alpha - f \cos \alpha).$$

Sachant qu'à $t = 0$ la vitesse est nulle, on obtient $\dot{x} = \tau g(\sin \alpha - f \cos \alpha) \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right)$.

3. La présence de la force de frottement fluide dont la norme augmente avec la vitesse fait que la vitesse ne peut pas augmenter indéfiniment. Le skieur atteint une vitesse limite lorsque les frottements compensent la force motrice du mouvement. On a alors :

$$\ddot{x} = 0 \quad \text{et} \quad \frac{\dot{x}}{\tau} = g(\sin \alpha - f \cos \alpha).$$

a. On peut également trouver la vitesse limite avec l'expression de $\dot{x}$: lorsque $t \rightarrow \infty$, $\dot{x} \rightarrow \tau g(\sin \alpha - f \cos \alpha) = v_l$ qui constitue donc la vitesse limite. On obtient alors $\vec{v} = \vec{v}_l \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right)$ avec $\vec{v}_l = v_l \vec{u}_x$.

b. L'application numérique donne $v_l = 57 \text{ m.s}^{-1}$.

4. On résout l'équation $v = v_l/2$: $\frac{v_l}{2} = v_l \left(1 - \exp\left(-\frac{t_1}{\tau}\right)\right) \Rightarrow t_1 = \tau \ln 2 = 55 \text{ s}$.

5. Lorsque le skieur tombe, sa vitesse est $v_l/2$. L'équation du mouvement sur Oy est de la même forme que précédemment en multipliant f par 10, ce qui entraîne $T = 10fmg$. L'équation projetée sur Ox devient alors, en négligeant les frottements dus à l'air :

$$\ddot{x} = g(\sin \alpha - 10f \cos \alpha) \Rightarrow \dot{x} = g(\sin \alpha - 10f \cos \alpha)t + v_l/2.$$

Le temps d'arrêt correspond à $v = 0$ soit $t_a = -v_l/(2g(\sin \alpha - 10f \cos \alpha))$. La distance d'arrêt

depuis le point de chute, s'obtient en en intégrant la vitesse soit :

$$d = \frac{g}{2}(\sin \alpha - 10f \cos \alpha)t_a^2 + \frac{v_l t_a}{2} \Rightarrow d = -\frac{v_l^2}{8g(\sin \alpha - 10f \cos \alpha)} = 7,2 \text{ m.}$$

15.11 Atterrissage en catastrophe d'un avion

1. On étudie le mouvement de l'avion dans le référentiel lié à la piste d'atterrissage galiléen. Ce mouvement est horizontal selon la direction de la piste repérée par l'axe (Ox) .

a. On assimile le mouvement de l'avion à celui de son centre de gravité M de masse m . L'étude cinématique du mouvement de M donne :

$$\overrightarrow{OM} = x\overrightarrow{u_x} \quad ; \quad \overrightarrow{v} = \dot{x}\overrightarrow{u_x} \quad ; \quad \overrightarrow{a} = \ddot{x}\overrightarrow{u_x}.$$

Les forces s'exerçant sur l'avion sont : le poids, la réaction normale de la piste et la force de traînée T due au parachute. La seule force horizontale est donc T . La projection de la relation fondamentale de la dynamique sur (Ox) donne donc :

$$m\ddot{x} = -T = -k\dot{x}^2 \quad \text{avec} \quad k = C_x \rho S / (2m).$$

b. Pour intégrer l'équation du mouvement on sépare les variables, soit en notant $v = \dot{x}$:

$$\frac{\dot{v}}{v^2} = -k \Rightarrow -\frac{1}{v} = -kt + \text{cte.}$$

Or à $t = 0$, $v = v_a$ donc : $\frac{1}{v} = kt + \frac{1}{v_a} \Rightarrow v = \frac{v_a}{v_a kt + 1}.$

c. L'avion s'arrête si la vitesse devient nulle, or d'après l'expression précédente la vitesse tend vers 0 au bout d'un temps infini. Cette force n'est pas suffisante pour stopper l'avion.

2. On obtient l'expression de la position de l'avion en intégrant l'expression précédente de la vitesse et en prenant $x(0) = 0$:

$$x = \frac{1}{k} \ln(v_a kt + 1) + \text{cte} \quad \text{soit} \quad x = \frac{1}{k} \ln(v_a kt + 1) \Leftrightarrow v_a kt + 1 = \exp(kx).$$

La vitesse à la distance d vaut $v = v_a \exp(-kd) = 24,9 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1} = 89,6 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$, d'où l'utilité des freins.

CHAPITRE 15 – PRINCIPES DE LA DYNAMIQUE NEWTONIENNE

Aspects énergétiques de la dynamique du point

16

Dans ce chapitre, on introduit les notions énergétiques en mécanique du point. On définit le travail et la puissance d'une force puis on établit les théorèmes de l'énergie cinétique et de l'énergie mécanique à l'aide des notions de forces conservatives et d'énergie potentielle.

1 Travail et puissance d'une force

1.1 Introduction et notations

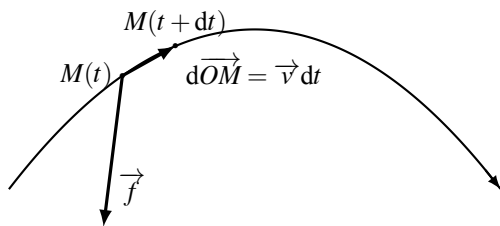


Figure 16.1 – Déplacement élémentaire d'un point M .

On étudie un point M soumis à une force $\vec{f}$ et animé d'une vitesse $\vec{v}$ dans un référentiel $\mathcal{R}$. À l'instant t , le point M se trouve en $M(t)$; à l'instant $t + dt$, il est situé en $M(t + dt)$.

Si dt est suffisamment petit, $M(t + dt)$ est infiniment proche de $M(t)$ et on note $d\vec{OM}$ le déplacement infinitésimal :

$$d\vec{OM} = \overrightarrow{M(t)M(t + dt)} = \vec{v} dt.$$

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

1.2 Puissance d’une force

La **puissance** de la force $\vec{f}$ appliquée au point matériel M animé de la vitesse $\vec{v}$ dans un référentiel $\mathcal{R}$ est définie par le produit scalaire :

$$\mathcal{P}(\vec{f}) = \vec{f} \cdot \vec{v}.$$

Étant donné que la vitesse dépend du référentiel d’étude et que la puissance dépend de la vitesse, on en déduit que **la puissance dépend du référentiel d’étude**. Certains auteurs adoptent la notation $\mathcal{P}_{|\mathcal{R}}$ pour insister sur ce point.

Une autre conséquence est que **la puissance est une grandeur additive**. En effet, si l’on considère deux forces $\vec{f}_1$ et $\vec{f}_2$ de résultante $\vec{f} = \vec{f}_1 + \vec{f}_2$, la puissance de la somme des forces est égale à la somme des puissances de chacune des deux forces :

$$\begin{aligned} \mathcal{P}(\vec{f}) &= \vec{f} \cdot \vec{v} = (\vec{f}_1 + \vec{f}_2) \cdot \vec{v} = \vec{f}_1 \cdot \vec{v} + \vec{f}_2 \cdot \vec{v} \\ &= \mathcal{P}(\vec{f}_1) + \mathcal{P}(\vec{f}_2). \end{aligned}$$

Pour qualifier la puissance d’une force $\vec{f}$, on distingue trois cas :

- la puissance de $\vec{f}$ est **motrice** si $\mathcal{P}(\vec{f}) > 0$. C’est le cas si la projection de la force sur la trajectoire est dans le sens du mouvement,
- la puissance de $\vec{f}$ est **résistante** si $\mathcal{P}(\vec{f}) < 0$. C’est le cas si la projection de la force sur la trajectoire est opposée au mouvement,
- la puissance de $\vec{f}$ est nulle si $\mathcal{P}(\vec{f}) = 0$. C’est le cas si la force est perpendiculaire au mouvement (ou que le point M est immobile, ce qu’on n’envisage pas ici).

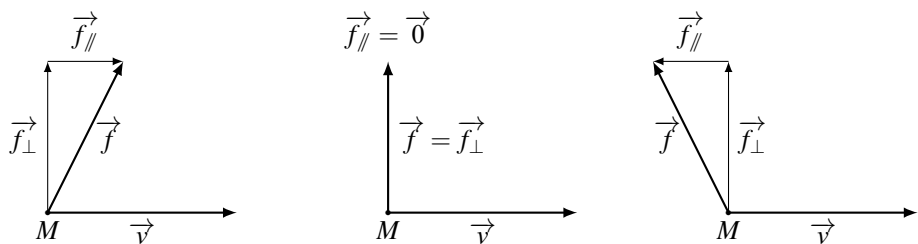


Figure 16.2 – À gauche, la projection $\vec{f}_{\parallel}$ de $\vec{f}$ sur $\vec{v}$ est dans le sens de $\vec{v}$, la puissance est motrice. À droite, $\vec{f}_{\parallel}$ est de sens opposé à $\vec{v}$, la puissance est résistante. Au centre, la force $\vec{f}$ est perpendiculaire à $\vec{v}$, la puissance est nulle.

1.3 Travail élémentaire d'une force

Le **travail élémentaire** d'une force $\vec{f}$ de puissance $\mathcal{P}(\vec{f})$ appliquée en un point M pendant un intervalle de temps dt est la quantité :

$$\delta W(\vec{f}) = \mathcal{P}(\vec{f}) dt.$$

Tout comme la puissance, le travail est une grandeur additive et dépend du référentiel d'étude. À partir de cette définition, on peut reformuler l'expression du travail élémentaire en introduisant le déplacement infinitésimal $d\vec{OM}$:

$$\delta W(\vec{f}) = \mathcal{P}(\vec{f}) dt = \vec{f} \cdot \vec{v} dt = \vec{f} \cdot d\vec{OM}.$$

L'écriture $\delta W(\vec{f}) = \mathcal{P}(\vec{f}) dt$ est utilisée avec la variable temporelle alors que l'écriture $\delta W(\vec{f}) = \vec{f} \cdot d\vec{OM}$ est utilisée avec les variables d'espace.

Le travail caractérise un échange d'énergie du système avec l'extérieur par l'intermédiaire de la force $\vec{f}$. C'est une grandeur d'échange qui n'existe ni à l'instant t ni à l'instant $t + dt$ mais seulement au cours du déplacement entre t et $t + dt$.

Remarque

Le travail élémentaire δW est noté avec un δ et pas un d . La notation d est réservée aux différentielles définies comme des variations d'une fonction entre des points infiniment proches. Par exemple, on note $d\vec{OM} = \vec{OM}(t + dt) - \vec{OM}(t)$. Le travail n'est pas défini aux instants t et $t + dt$, on ne peut donc pas le définir comme une différentielle. Pour s'en souvenir, on note généralement δ mais certains auteurs utilisent un d barré $\bar{d}$. Dans tous les cas, il faut proscrire le d .

1.4 Travail d'une force au cours d'un déplacement

Au cours d'un déplacement le long d'une trajectoire $\widehat{AB}$ allant de A vers B , au cours duquel le mobile M quitte A à l'instant t_A et arrive en B à l'instant $t_B > t_A$, le travail de la force $\vec{f}$ correspond à la somme des travaux élémentaires calculés sur la trajectoire $\widehat{AB}$:

$$W_{A \rightarrow B}(\vec{f}) = \int_{M \in \widehat{AB}} \delta W(\vec{f}).$$

La notation $\int_{M \in \widehat{AB}}$ indique que le travail doit être calculé par une intégrale curviligne en suivant la trajectoire amenant le mobile de A vers B . *A priori*, le travail dépend de la force $\vec{f}$ et de la manière dont on réalise le déplacement entre A et B . Le travail dépend généralement du chemin suivi.

Avec la variable temporelle, $\delta W(\vec{f}) = \mathcal{P}(t) dt$ puis $W_{A \rightarrow B}(\vec{f}) = \int_{t_A}^{t_B} \mathcal{P}(t) dt$.

Avec les variables d'espace, $\delta W(\vec{f}) = \vec{f} \cdot d\vec{OM}$ puis $W_{A \rightarrow B}(\vec{f}) = \int_{M \in \widehat{AB}} \vec{f} \cdot d\vec{OM}$.

2 Premiers exemples de calculs de travaux

2.1 Travail d'une force constamment perpendiculaire au mouvement

On considère une force $\vec{f}$ qui reste en permanence perpendiculaire au mouvement. Parmi les forces vues au chapitre précédent, la force magnétique d'expression $\vec{f} = q\vec{v} \wedge \vec{B}$ rentre dans cette catégorie ; les forces de contact normales au support également lorsque le support est fixe dans le référentiel d'étude.

La force $\vec{f}$ reste toujours perpendiculaire au mouvement. Dans ces conditions, sa puissance est nulle à chaque instant : $\mathcal{P}(\vec{f}) = \vec{f} \cdot \vec{v} = 0$. Son travail l'est également :

$$\delta W(\vec{f}) = \mathcal{P} dt = 0 \implies W_{A \rightarrow B}(\vec{f}) = 0.$$

2.2 Travail d'une force constante

On considère une force $\vec{f}_0$ constante. Parmi les forces vues au chapitre précédent, le poids rentre dans cette catégorie et alors $\vec{f}_0 = m\vec{g}$; la force électrique également, à condition que le champ électrique $\vec{E}$ soit uniforme, et alors $\vec{f}_0 = q\vec{E}$.

On peut poser $f_0 = \|\vec{f}_0\|$ et définir un axe (Oz) tel que $\vec{u}_z = \frac{\vec{f}_0}{f_0}$. En notant z la coordonnée de M sur l'axe (Oz) , la puissance de $\vec{f}_0$ s'écrit : $\mathcal{P}(\vec{f}_0) = \vec{f}_0 \cdot \vec{v} = f_0 \vec{u}_z \cdot \vec{v} = f_0 \dot{z}$.

On en déduit que son travail élémentaire vaut : $\delta W(\vec{f}_0) = \mathcal{P}(\vec{f}_0) dt = f_0 \dot{z} dt = f_0 dz$.

En notant z_A et z_B les coordonnées de A et B sur l'axe (Oz) , on obtient alors :

$$W_{A \rightarrow B}(\vec{f}_0) = \int_{M \in \widehat{AB}} f_0 dz = f_0 \left[dz \right]_{z_A}^{z_B} = f_0 (z_B - z_A).$$

Dans ce cas, le travail élémentaire est la dérivée d'une fonction : $\delta W(\vec{f}_0) = d(f_0 z)$, et le travail sur une trajectoire partant de A et revenant en A est nul : $W_{A \rightarrow A}(\vec{f}_0) = f_0 (z_A - z_A) = 0$. Une telle force est une force conservative.

2.3 Travail d'une force de frottement de norme constante

On considère maintenant une force de frottement $\vec{f}$ dont seule la norme f est constante.

La force de frottement $\vec{f}$ étant opposée à la vitesse, sa puissance est toujours négative et s'exprime ainsi : $\mathcal{P}(\vec{f}) = \vec{f} \cdot \vec{v} = -f \|\vec{v}\| < 0$. Son travail élémentaire s'écrit :

$$\delta W(\vec{f}) = -f \|\vec{v}\| dt = -f \|\vec{v} dt\| = -f d\ell,$$

où $d\ell$ est la longueur du vecteur déplacement infinitésimal. On en déduit :

$$W_{A \rightarrow B}(\vec{f}) = -f \ell_{\widehat{AB}} \quad \text{où } \ell_{\widehat{AB}} \text{ est la longueur du trajet } \widehat{AB}.$$

Dans ce cas, le travail élémentaire ne s'écrit pas comme une différentielle. Le travail sur une trajectoire fermée partant de A et revenant en A est strictement négatif. Une telle force est une force dissipative.

3 Théorème de l'énergie cinétique

3.1 Définition de l'énergie cinétique

L'**énergie cinétique** d'un point matériel de masse m animé d'une vitesse $\vec{v}$ dans le référentiel $\mathcal{R}$ est définie par la quantité scalaire :

$$E_c = \frac{1}{2}mv^2.$$

Étant donné que la vitesse dépend du référentiel d'étude et que l'énergie cinétique dépend de la vitesse, on en déduit que **l'énergie cinétique dépend du référentiel d'étude**. Certains auteurs adoptent la notation $E_{c|\mathcal{R}}$ pour insister sur ce point.

Par ailleurs, il faut noter que l'énergie cinétique ne dépend que de la norme de la vitesse et pas de sa direction. Elle est particulièrement utile lorsque l'on veut connaître uniquement la norme de la vitesse (soit parce que la direction est connue, soit parce qu'on restreint le problème à cet aspect des choses).

3.2 Théorème de l'énergie cinétique en référentiel galiléen

a) Énoncé du théorème

La variation d'énergie cinétique d'un point matériel entre deux instants est égale au travail des forces qui s'exercent sur ce point entre les deux instants considérés.

b) Démonstration du théorème

Il s'agit d'une conséquence du principe fondamental de la dynamique qui s'écrit :

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} = \sum_i \vec{f}_i.$$

En multipliant scalairement cette relation par $\vec{v}$, on obtient :

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} \cdot \vec{v} = \left(\sum_i \vec{f}_i \right) \cdot \vec{v} = \sum_i (\vec{f}_i \cdot \vec{v}) = \sum_i \mathcal{P}(\vec{f}_i)$$

où $\mathcal{P}(\vec{f}_i)$ est la puissance de la force $\vec{f}_i$. Or :

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} \cdot \vec{v} = m \frac{d}{dt} \left(\frac{\vec{v} \cdot \vec{v}}{2} \right) = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2}mv^2 \right) = \frac{dE_c}{dt},$$

soit finalement :

$$\frac{dE_c}{dt} = \sum_i \mathcal{P}(\vec{f}_i).$$

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

On intègre alors cette relation par rapport au temps entre l’instant t_A où le mobile quitte A avec une vitesse v_A et l’instant t_B où il atteint B avec la vitesse v_B :

$$\int_{t_A}^{t_B} \frac{dE_c}{dt} dt = \int_{t_A}^{t_B} \left(\sum_i \mathcal{P}(\vec{f}_i) \right) dt.$$

Or, d’une part :
$$\int_{t_A}^{t_B} \left(\sum_i \mathcal{P}(\vec{f}_i) \right) dt = \sum_i \int_{t_A}^{t_B} \mathcal{P}(\vec{f}_i) dt = \sum_i W_{A \rightarrow B}(\vec{f}_i)$$

est égal à la somme des travaux des forces agissant sur M entre A et B et d’autre part :

$$\int_{t_A}^{t_B} \frac{dE_c}{dt} dt = \left[E_c(t) \right]_{t_A}^{t_B} = E_c(t_B) - E_c(t_A) = \frac{1}{2}mv_B^2 - \frac{1}{2}mv_A^2$$

est la variation d’énergie cinétique de M entre A et B que l’on note souvent ΔE_c .

Le théorème de l’énergie cinétique peut se formuler de deux manières :

- Loi de l’énergie cinétique :

$$\Delta E_c = E_c(t_B) - E_c(t_A) = \frac{1}{2}mv_B^2 - \frac{1}{2}mv_A^2 = \sum_i W_{A \rightarrow B}(\vec{f}_i)$$

que l’on peut également écrire au niveau infinitésimal : $dE_c = \sum_i \delta W(\vec{f}_i).$

- Loi de la puissance cinétique :

$$\frac{dE_c}{dt} = \sum_i \mathcal{P}(\vec{f}_i).$$

c) Discussion suivant le signe de $W_{A \rightarrow B}(\vec{f})$

- Si $\sum_i W_{A \rightarrow B}(\vec{f}_i) > 0$, le travail est moteur, l’énergie cinétique augmente donc la norme de la vitesse augmente. Le mouvement est accéléré.
- Si $\sum_i W_{A \rightarrow B}(\vec{f}_i) < 0$, le travail est résistant, l’énergie cinétique diminue donc la norme de la vitesse diminue. Le mouvement est décéléré.
- Si $\sum_i W_{A \rightarrow B}(\vec{f}_i) = 0$, le travail est nul, l’énergie cinétique est conservée donc la norme de la vitesse est constante. Le mouvement est uniforme.



Pour montrer qu’un mouvement est uniforme, il faut avoir le réflexe d’utiliser le théorème de l’énergie cinétique. Plus généralement, c’est souvent le théorème à utiliser pour déterminer si un mouvement est accéléré, décéléré ou uniforme.

3.3 Utilisation du théorème de l'énergie cinétique

L'utilisation du théorème de l'énergie cinétique est de deux sortes :

- on déduit le travail de la somme des forces appliquées à partir de la connaissance de la variation d'énergie cinétique,
- on déduit la variation de l'énergie cinétique connaissant les travaux des forces.

Cette deuxième utilisation est souvent délicate car le travail des forces s'exprime rarement de façon simple. En revanche, il est particulièrement efficace dans le cas où une expression du travail est connue.

3.4 Intérêt d'une approche énergétique

En mécanique du point, le théorème de l'énergie cinétique est une conséquence du principe fondamental de la dynamique et n'introduit pas de nouveau postulat. Une approche énergétique revient implicitement à utiliser le principe fondamental de la dynamique.

En revanche, l'expression vectorielle du principe fondamental de la dynamique conduit par projection à trois équations scalaires tandis que le théorème de l'énergie cinétique ne fournit qu'une équation scalaire. En passant du principe fondamental de la dynamique au théorème de l'énergie cinétique, on a perdu deux équations scalaires. Dans la démonstration, cette perte a lieu lorsque l'on multiplie le principe fondamental de la dynamique par $\vec{v}$, ce qui conduit implicitement à projeter sur la trajectoire.

Lorsque l'on traite un problème dont la résolution ne concerne qu'une variable, une seule équation suffit et une méthode énergétique est appropriée. Les problèmes de ce type sont appelés problèmes à un degré de liberté. Si le problème a plus d'un degré de liberté, la seule utilisation du théorème de l'énergie cinétique ne permet pas la résolution complète du problème et on doit alors recourir au principe fondamental de la dynamique.

On retiendra qu'une méthode énergétique est adaptée aux cas où un seul paramètre de position suffit à décrire l'évolution du système.

3.5 Étude d'un problème à l'aide du théorème de l'énergie cinétique

a) Énoncé du problème

On considère un pratiquant de saut à ski qui s'élance sur un tremplin (figure 16.3). Il part sans élan du sommet A de la piste et parcourt la distance $e = 100$ m jusqu'à la tête de tremplin B d'où il saute. Au cours de la prise d'élan, il descend une dénivellation $h = 50$ m. Pour des raisons de sécurité, la vitesse du sauteur en B ne doit pas dépasser $30 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. Dans un premier temps, on veut savoir si les conditions de sécurité sont respectées lorsque les conditions de neige et de vent sont tellement bonnes que l'on peut négliger tout frottement. Ensuite, on va évaluer le travail des forces de frottement dans des conditions de glisse normales.

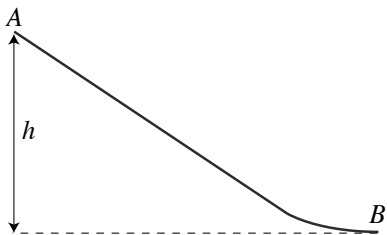


Figure 16.3 – Profil d'un tremplin de saut à ski.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

b) Mise en équation et résolution du problème en l'absence de frottement

- Système : on modélise le skieur par un point matériel M de masse m .
- Référentiel : on étudie le mouvement de M dans le référentiel terrestre supposé galiléen.
- Bilan des forces : le skieur est soumis à :
 - son poids $\vec{P} = m\vec{g}$;
 - la force de contact normale de la neige sur ses skis $\vec{R}$ qui assure son mouvement le long de la piste ;
 - des forces de frottements solides (sous les skis) et fluides (résistance de l'air) de résultante $\vec{f}$ opposée au mouvement que l'on néglige car les conditions de glisse sont idéales.
- Méthode de résolution : on utilise le théorème de l'énergie cinétique.

On applique le théorème de l'énergie cinétique entre le point A et le point B :

$$E_c(B) - E_c(A) = W_{A \rightarrow B}(\vec{R}) + W_{A \rightarrow B}(\vec{P}) \quad (16.1)$$

et on détermine les deux membres de cette égalité.

Le sauteur part de A avec une vitesse $\vec{v}_A = \vec{0}$. Il atteint le point B avec une vitesse $\vec{v}_B$ de norme v_B . La variation d'énergie cinétique entre A et B vaut donc :

$$\Delta E_c = E_c(B) - E_c(A) = \frac{1}{2}mv_B^2 - \frac{1}{2}mv_A^2 = \frac{1}{2}mv_B^2.$$

Le travail de la force de contact est nul puisqu'elle est en permanence perpendiculaire au mouvement ce qui implique que :

$$\mathcal{P}(\vec{R}) = \vec{R} \cdot \vec{v} = 0 \quad \text{puis} \quad W_{A \rightarrow B}(\vec{R}) = 0.$$

Il ne reste qu'à calculer le travail du poids entre le point A et le point B . Pour cela, on définit l'axe (Oz) vertical ascendant de sorte que $\vec{P} = -mg\vec{u}_z$ et on trouve alors :

$$\delta W(\vec{P}) = -mg\vec{u}_z \cdot d\vec{OM} = -mgdz,$$

$$\text{puis : } W_{A \rightarrow B}(\vec{P}) = \int_{z_A}^{z_B} -mgdz = -mg \left[z \right]_{z_A}^{z_B} = -mg(z_B - z_A) = mg(z_A - z_B) = mgh.$$

Le travail du poids est positif : c'est le moteur du mouvement du skieur vers le bas. En injectant les relations précédentes dans l'équation (16.1), on obtient alors :

$$\frac{1}{2}mv_B^2 = mgh \quad \text{puis} \quad v_B = \sqrt{2gh}.$$

Numériquement, $v_B = \sqrt{2 \times 10 \times 50} = 32 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$ qui est supérieure à la vitesse limite de sécurité de $30 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. Le tremplin n'est pas sûr par conditions idéales de glisse.

c) Calcul des forces de frottement lors d'une prise d'élan chronométrée

Lors d'un essai pour lequel les conditions de glisse ne sont pas idéales, les responsables de la sécurité du tremplin mesurent la vitesse en tête du tremplin : $v_B = 25 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. On veut

évaluer le travail des forces de frottement au cours de cette descente pour un sauteur de masse $m = 75 \text{ kg}$ équipé.

Comme précédemment, on applique le théorème de l'énergie cinétique :

$$E_c(B) - E_c(A) = W_{A \rightarrow B}(\vec{R}) + W_{A \rightarrow B}(\vec{P}) + W_{A \rightarrow B}(\vec{f}),$$

d'où on tire : $W_{A \rightarrow B}(\vec{f}) = E_c(B) - E_c(A) - W_{A \rightarrow B}(\vec{R}) - W_{A \rightarrow B}(\vec{P})$.

En injectant les expressions des travaux trouvées précédemment, on obtient :

$$W_{A \rightarrow B}(\vec{f}) = \frac{1}{2}mv_B^2 - mgh = 0,5 \times 75 \times 25^2 - 75 \times 10 \times 50 = -14 \text{ kJ}.$$

Le travail des forces de frottement est négatif, ce qui correspond bien à une force résistante. Il est en général très difficile de distinguer la part dissipée par les frottements des skis sur la neige de la part dissipée par la résistance de l'air.

4 Énergie potentielle et forces conservatives

4.1 Définitions

On dit qu'une force $\vec{f}$ **dérive d'un potentiel** ou encore qu'elle est **conservative** si son travail $W_{A \rightarrow B}(\vec{f})$ entre deux points A et B ne dépend pas du chemin suivi mais uniquement des points A et B . On peut alors écrire le travail $W_{A \rightarrow B}(\vec{f})$ comme la différence $E_p(A) - E_p(B)$ où E_p est une fonction de la variable de position. Au niveau élémentaire, la relation devient :

$$\delta W(\vec{f}) = -dE_p.$$

On appelle alors **énergie potentielle** de la force cette fonction E_p .

Une force $\vec{f}$ est dite conservative si on peut trouver une fonction énergie potentielle E_p telle que

$$\vec{f} \cdot d\vec{OM} = \delta W(\vec{f}) = -dE_p.$$

L'énergie potentielle est définie à partir de sa variation, elle n'est donc déterminée qu'à une constante près : si E_p est une énergie potentielle possible, $E_p + C$ où C est une constante est également une énergie potentielle possible. On peut donc fixer une position arbitraire O pour laquelle $E_p(O) = 0$. Le point O est alors le point de **référence de l'énergie potentielle**.

Remarque

Lors de la définition du travail, on a insisté sur le fait que le travail n'est en général pas une différentielle. C'est pour cela qu'on le note δW avec un δ plutôt qu'un d . Les forces conservatives sont les forces singulières pour lesquelles le travail est une différentielle.

4.2 Exemples de forces conservatives

a) Poids d'un corps

Le poids d'un point matériel de masse m dans le champ de pesanteur $\vec{g}$ vaut $m\vec{g}$, soit en projection dans un système de coordonnées cartésiennes dont l'axe (Oz) est vertical et dirigé

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

vers le haut : $-mg\vec{u}_z$. Le travail de cette force s'écrit donc :

$$\delta W = m\vec{g} \cdot d\vec{OM} = (-mg\vec{u}_z) \cdot d\vec{OM} = -mg(\vec{u}_z \cdot d\vec{OM}).$$

Or $\vec{u}_z \cdot d\vec{OM}$ est la composante du déplacement infinitésimal selon $\vec{u}_z$ donc $\vec{u}_z \cdot d\vec{OM} = dz$.
On en déduit :

$$\delta W = -mgdz = -d(mgz) = -dE_p \quad \text{puis} \quad E_p = mgz + C$$

où C est une constante d'intégration que l'on peut choisir de manière arbitraire.

Dans cette expression, l'axe (Oz) est dirigé selon la verticale ascendante. Il s'agit donc d'un axe des altitudes, et l'énergie potentielle augmente lorsque l'altitude augmente. On peut alors retenir la formule ci-dessus sous la forme :

$$E_p = mg \times \text{altitude.}$$

Le choix arbitraire de l'altitude 0, c'est-à-dire de la référence des altitudes, correspond au choix arbitraire de la constante C .

b) Force gravitationnelle exercée par un astre ponctuel

On considère un point matériel M de masse m soumis à la force gravitationnelle exercée par un astre de centre P et de masse m_p . M est soumis à la force gravitationnelle :

$$\vec{F}_{P \rightarrow M} = -\mathcal{G} \frac{mm_p}{r^2} \vec{u}_r,$$

où $r = \|\vec{PM}\|$ et $\vec{u}_r = \frac{\vec{PM}}{r}$. Le travail élémentaire de cette force s'écrit :

$$\delta W = \vec{F}_{P \rightarrow M} \cdot d\vec{PM} = -\mathcal{G} \frac{mm_p}{r^2} \vec{u}_r \cdot d\vec{PM} = -\mathcal{G} \frac{mm_p}{r^2} \left(\frac{\vec{PM}}{r} \cdot d\vec{PM} \right).$$

Or $\vec{PM} \cdot d\vec{PM} = d\left(\frac{\vec{PM}^2}{2}\right) = d\left(\frac{r^2}{2}\right) = r dr$ donc

$$\delta W = -\mathcal{G} \frac{mm_p}{r^2} dr = \mathcal{G} mm_p d\left(-\frac{1}{r}\right) = \mathcal{G} mm_p d\left(\frac{1}{r}\right) = d\left(\frac{\mathcal{G} mm_p}{r}\right) = -dE_p.$$

On en déduit l'énergie potentielle associée : $E_p = -\frac{\mathcal{G} mm_p}{r} + C$, où C est une constante. On prend généralement comme référence des énergies potentielles $E_p \rightarrow 0$ lorsque $r \rightarrow \infty$, ce qui revient à choisir $C = 0$ et on obtient :

$$E_p = -\frac{\mathcal{G} mm_p}{r}.$$

Remarque

Pour établir cette relation, on peut également remarquer que l'expression de la force $\vec{F}_{P \rightarrow M} = -\mathcal{G} \frac{mm_P}{r^2} \vec{u}_r$ suppose de travailler en coordonnées sphériques d'origine P . Or, le déplacement infinitésimal radial en sphérique vaut dr d'où $\vec{u}_r \cdot d\vec{PM} = dr$.

c) Force de rappel d'un élastique d'un ressort

Un ressort de raideur k ayant subi un allongement $\Delta l = l - l_0$ exerce une force de rappel élastique dans la direction de l'allongement :

$$\vec{F} = -k\Delta l \vec{u}_{ext}.$$

où le vecteur unitaire $\vec{u}_{ext}$ est dirigé du ressort vers le système.

Lors d'un déplacement infinitésimal $d\vec{OM}$ du point M , le travail élémentaire de la force de rappel élastique vaut :

$$\delta W = \vec{F} \cdot d\vec{OM} = -k(l - l_0) \vec{u}_{ext} \cdot d\vec{OM}.$$

Le produit scalaire $\vec{u}_{ext} \cdot d\vec{OM}$ est la projection du déplacement infinitésimal dans la direction du ressort et conduit à une variation de la longueur du ressort de dl . On en déduit le travail élémentaire :

$$\delta W = -k(l - l_0) dl = -dE_p,$$

puis :

$$E_p = \frac{1}{2}k(l - l_0)^2 + C \quad \text{où } C \text{ est une constante.}$$

On prend généralement comme référence des énergies potentielles $E_p = 0$ lorsque le ressort est à sa longueur à vide donc que $l = l_0$. Cela revient à choisir $C = 0$ et on obtient alors l'expression l'énergie potentielle élastique dont dérive la force de rappel du ressort :

$$E_p = \frac{1}{2}k(l - l_0)^2.$$

d) Force électrique

Force coulombienne exercée par une charge ponctuelle On considère un point matériel M de charge q soumis à la force coulombienne exercée par une charge q_p placée en P . M est soumis à la force coulombienne :

$$\vec{F}_{P \rightarrow M} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{qq_p}{r^2} \vec{u}_r,$$

où $r = \|\vec{PM}\|$ et $\vec{u}_r = \frac{\vec{PM}}{r}$. Le travail élémentaire de cette force s'écrit :

$$\delta W = \vec{F}_{P \rightarrow M} \cdot d\vec{PM} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{qq_p}{r^2} \vec{u}_r \cdot d\vec{PM} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{qq_p}{r^2} \left(\frac{\vec{PM}}{r} \cdot d\vec{PM} \right).$$

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

Comme pour la force gravitationnelle, $\overrightarrow{PM} \cdot d\overrightarrow{PM} = r dr$ donc :

$$\delta W = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{qq_p}{r^2} dr = -\frac{qq_p}{4\pi\epsilon_0} \left(-\frac{dr}{r^2} \right) = -\frac{qq_p}{4\pi\epsilon_0} d\left(\frac{1}{r} \right) = -d\left(\frac{qq_p}{4\pi\epsilon_0 r} \right) = -dE_p.$$

On déduit alors l'énergie potentielle correspondante :

$$E_p = \frac{qq_p}{4\pi\epsilon_0 r} + C \quad \text{où } C \text{ est une constante.}$$

On prend généralement comme référence des énergies potentielles $E_p \rightarrow 0$ lorsque $r \rightarrow \infty$, ce qui revient à choisir $C = 0$ et on obtient :

$$E_p = \frac{qq_p}{4\pi\epsilon_0 r}.$$

Force exercée par un champ électrique uniforme On étudie un point matériel de charge électrique q placé dans un champ électrique uniforme $\overrightarrow{E}$. Il est soumis à la force

$$\overrightarrow{F} = q\overrightarrow{E},$$

dont le travail élémentaire s'écrit :

$$\delta W = \overrightarrow{F} \cdot d\overrightarrow{OM} = q\overrightarrow{E} \cdot d\overrightarrow{OM}.$$

On note $E = \|\overrightarrow{E}\|$ et on choisit l'axe (Oz) de telle sorte que $\overrightarrow{E} = E\overrightarrow{u_z}$. Le travail élémentaire de cette force s'écrit alors :

$$\delta W = (qE\overrightarrow{u_z}) \cdot d\overrightarrow{OM} = qE \left(\overrightarrow{u_z} \cdot d\overrightarrow{OM} \right).$$

Or $\overrightarrow{u_z} \cdot d\overrightarrow{OM} = dz$ d'où :

$$\delta W = qEdz = d(qEz) = -dE_p.$$

On déduit l'énergie potentielle correspondante :

$$E_p = -qEz + C,$$

où C est une constante.

4.3 Exemples de forces non conservatives

On considère une force de frottement fluide proportionnelle à la vitesse $\overrightarrow{f} = -\lambda \overrightarrow{v}$. Le travail élémentaire de cette force s'écrit :

$$\delta W = \overrightarrow{f} \cdot d\overrightarrow{OM} = -\lambda \overrightarrow{v} \cdot \overrightarrow{v} dt = -\lambda v^2 dt < 0.$$

Ce travail dépend non seulement du déplacement $d\overrightarrow{OM}$, mais aussi de la vitesse à laquelle il est fait. On ne peut pas l'écrire sous la forme d'une différentielle : il ne s'agit donc pas d'une force conservative. Les forces de frottement dissipant de l'énergie, on parle de **forces dissipatives**.

Remarque

Dans le cas d'une force conservative, on a : $W_{A \rightarrow B} = E_p(A) - E_p(B) = -W_{B \rightarrow A}$.

Ceci ne peut pas être réalisé pour les forces de frottement car le travail est toujours négatif : $W_{A \rightarrow B} < 0$ et $W_{B \rightarrow A} < 0$. Les frottements ne sont pas conservatifs.

5 Énergie mécanique

5.1 Définition de l'énergie mécanique

La quantité E_m qui est la somme de l'énergie cinétique et des énergies potentielles est appelée **énergie mécanique** du point matériel :

$$E_m = E_c + E_p.$$

Dans cette définition, E_p est l'énergie potentielle du système, c'est-à-dire la somme des énergies potentielles des différentes forces conservatives.

5.2 Conservation de l'énergie mécanique

On considère un système soumis à un ensemble de forces $\vec{f}_i$. Dans le cas où ces forces sont conservatives ou ne travaillent pas, on peut écrire pour chacune des forces :

$$W(\vec{f}_i) = -\Delta E_{pi}.$$

On définit alors l'énergie potentielle du système comme la somme des énergies potentielles dont dérive chacune des forces :

$$E_p = \sum_i E_{pi}.$$

Le théorème de l'énergie cinétique implique alors que :

$$\Delta E_c = \sum_i W(\vec{f}_i) = \sum_i -\Delta E_{pi} = -\Delta E_p \quad \text{soit} \quad \Delta(E_c + E_p) = 0.$$

On en déduit :

$$E_c + E_p = E_m \quad \text{où } E_m \text{ est une constante.}$$

L'énergie mécanique d'un point matériel soumis uniquement à des forces conservatives ou qui ne travaillent pas est une constante du mouvement.

Lorsque toutes les forces sont conservatives, le mouvement est qualifié de mouvement conservatif car l'énergie mécanique est conservée.

Dans le cas d'un mouvement conservatif, l'énergie mécanique est une quantité qui se conserve au cours du mouvement et qui n'est fonction que de la position et de ses

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

dérivées premières par rapport au temps. L'énergie mécanique est alors une **intégrale première du mouvement**.

L'énergie mécanique est répartie sous deux formes : énergie cinétique et énergie potentielle. L'énergie potentielle peut être convertie en énergie cinétique et réciproquement, mais, pour un mouvement conservatif, la somme des deux formes d'énergie reste constante. La conservation de l'énergie mécanique et l'échange permanent entre les deux formes d'énergies ont été mis en évidence lors de l'étude de l'oscillateur harmonique.

5.3 Cas général : non conservation de l'énergie mécanique

Dans le cas général, il est nécessaire de distinguer les forces conservatives notées $\vec{f}_C$ de celles qui ne le sont pas que l'on notera $\vec{f}_{NC}$. En notant leurs travaux respectifs $W(\vec{f}_C)$ et $W(\vec{f}_{NC})$, on sait, d'après ce qui précède, que $W(\vec{f}_C)$ peut se mettre sous la forme : $W(\vec{f}_C) = -\Delta E_p$ où E_p est l'énergie potentielle du système. En revanche, il n'est pas aisé d'avoir une expression simple de $W(\vec{f}_{NC})$. L'expression du travail total vaut alors :

$$W_{tot} = W(\vec{f}_C) + W(\vec{f}_{NC}) = -\Delta E_p + W(\vec{f}_{NC}).$$

En appliquant le théorème de l'énergie cinétique à cette situation, on a donc :

$$\Delta E_c = W_{tot} = -\Delta E_p + W(\vec{f}_{NC})$$

puis

$$\Delta E_m = \Delta(E_c + E_p) = W(\vec{f}_{NC})$$

ou sous forme élémentaire :

$$dE_m = d(E_c + E_p) = \delta W(\vec{f}_{NC}).$$

Parfois ce résultat est appelé « théorème de l'énergie mécanique ».

La variation d'énergie mécanique au cours du mouvement est égale au travail des forces qui ne dérivent pas d'un potentiel, autrement dit des forces non conservatives.

C'est une autre formulation du théorème de l'énergie cinétique.

Il est à noter que le problème de la conservation de l'énergie fait partie d'un cadre beaucoup plus général que celui de la mécanique. On reviendra sur ce point dans le cours de thermodynamique et plus précisément lors de l'étude du premier principe qui postule la conservation de l'énergie totale. Le résultat qui vient d'être établi sera alors généralisé.

6 Étude qualitative des mouvements et des équilibres

6.1 Exemple introductif

On considère un jeu dans lequel une perle est enfilée sur une tige rigide formant des puits et des bosses (figure 16.4). Le profil d'altitude de la tige est noté $h(x)$ et la pesanteur dérive de l'énergie potentielle $E_p = mg \times \text{altitude} = mgh(x)$. La courbe d'altitude $h(x)$ est, à un facteur

d'échelle près, identique à la courbe d'énergie potentielle de pesanteur. Tous ceux qui ont joué à ce jeu savent que :

- si on lâche la perle sans vitesse initiale, elle glisse spontanément vers le fond du puits le plus proche ;
- les positions où la perle peut rester en équilibre sont les sommets des bosses (positions instables) et les fonds des puits (positions stables) ;
- pour pouvoir sortir la perle d'un puits, il faut lui procurer une vitesse (une énergie cinétique) de norme suffisante pour pouvoir gravir la bosse d'à côté sur son élan.

Dans ce paragraphe, on va modéliser, expliquer et généraliser ces observations.

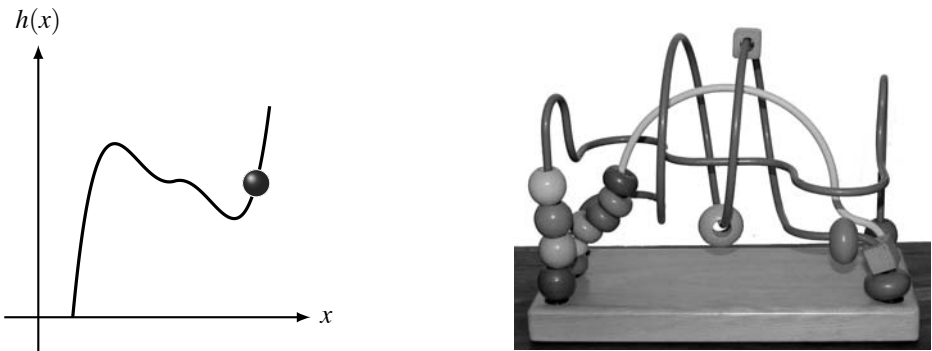


Figure 16.4 – Jeu constitué d'une perle enfilée sur une tige rigide. Le profil d'altitude $h(x)$ coïncide, à un facteur d'échelle près, au profil d'énergie potentielle.

6.2 Position du problème

Pour simplifier l'analyse, on considère que le point matériel M de masse m n'est soumis qu'à une force conservative notée $\vec{F}$ qui dérive de l'énergie potentielle E_p . On suppose que le problème est paramétré par une variable d'espace cartésienne notée x . La force $\vec{F}$ est alors de la forme $\vec{F} = F_x(x)\vec{u}_x$ et l'énergie potentielle une fonction de la variable x : $E_p(x)$.

D'après le théorème de l'énergie cinétique, l'énergie mécanique se conserve soit :

$$E_c + E_p = E_m = \text{constante.}$$

Par ailleurs, l'énergie cinétique est une quantité positive : $E_c = \frac{1}{2}mv^2 = E_m - E_p \geq 0$, ce qui entraîne que l'énergie mécanique est supérieure ou égale à l'énergie potentielle :

$$E_m \geq E_p.$$

On peut généraliser cette situation au cas où toutes les forces qui travaillent sont conservatives. $\vec{F}$ est alors la résultante des forces et E_p l'énergie potentielle totale. Par ailleurs, les résultats que l'on démontre ici sont transposables au cas où la variable est une variable angulaire qui sera traitée en exercice.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

6.3 Analyse du mouvement à l'aide d'un graphe énergétique

La connaissance de l'énergie potentielle $E_p(x)$ en fonction de la variable de position x permet de distinguer les différents mouvements possibles. Pour cela, on trace le graphe de l'énergie potentielle $E_p(x)$ et la droite horizontale d'ordonnée E_m .

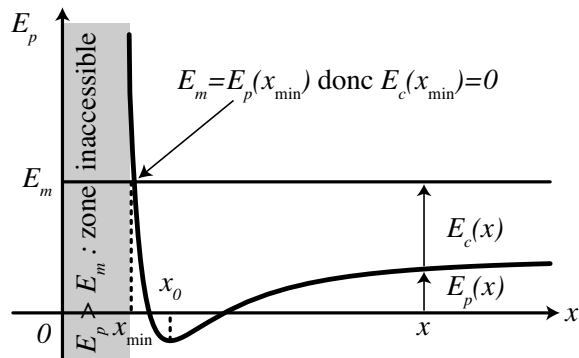


Figure 16.5 – Graphe d'énergie potentielle. Avec l'énergie mécanique E_m , le mobile peut atteindre l'ensemble des positions telles que $x > x_{\min}$. En $x = x_{\min}$, sa vitesse s'annule ; en $x = x_0$, elle est maximale.

a) Positions accessibles

Graphiquement, l'inégalité $E_m \geq E_p(x)$ entraîne que le mobile ne peut accéder qu'aux positions pour lesquelles la courbe d'énergie potentielle est en dessous de la droite horizontale d'ordonnée E_m .

b) Vitesse en un point

Graphiquement, l'égalité $E_m = E_c + E_p$ permet de déterminer l'énergie cinétique E_c en un point d'abscisse x : c'est l'écart entre la droite d'ordonnée E_m et la courbe $E_p(x)$. On en déduit la norme de la vitesse $v(x)$ par la relation :

$$E_c = \frac{1}{2}mv^2 = E_m - E_p \iff v(x) = \sqrt{\frac{2E_c}{m}} = \sqrt{\frac{2(E_m - E_p(x))}{m}}.$$

En un point où $E_p = E_m$, l'énergie cinétique est nulle. Cette position représente un point de vitesse nulle. C'est le cas en $x = x_{\min}$ sur la figure 16.5.

En un point où l'énergie potentielle est minimale, l'énergie cinétique du mobile est maximale. En ce point, le mobile atteint sa vitesse maximale. C'est le cas en $x = x_0$ sur la figure 16.5.

Exemple

Considérons l'énergie potentielle décrite par la figure 16.6 ci-dessous : $E_p(x)$ est une fonction décroissante puis croissante de x qui admet un minimum en x_0 et tend vers E_∞ lorsque $x \rightarrow \infty$. On veut établir graphiquement les différents types de mouvements que l'on peut observer suivant la valeur de l'énergie mécanique du mobile.

- Si $E_m < E_0$, alors $E_m < E_p$ quelle que soit la position. Aucun mouvement n'est possible avec une énergie mécanique aussi basse.
- Si $E_m = E_0$, le point matériel ne peut être qu'en $x = x_0$ et son énergie cinétique (donc sa vitesse) est nulle. Le point matériel est en équilibre en $x = x_0$.
- Si $E_0 < E_m < E_\infty$ ($E_m = E_1$ dans l'exemple considéré) alors le point matériel ne peut évoluer qu'entre les positions x_1 et x'_1 . Il reste dans une zone bornée de l'espace et ne peut pas s'en aller à l'infini. Il est dans un **état lié**. Lorsqu'il passe en x_0 , son énergie potentielle est minimale, sa vitesse est alors maximale. En x_1 et x'_1 , la vitesse du mobile s'annule, il fait demi-tour et repart dans l'autre sens.
- Si $E_m \geq E_\infty$ ($E_m = E_2$ dans l'exemple considéré) alors le point matériel peut évoluer aux positions d'abscisses x vérifiant $x \geq x_3$. Le point matériel peut s'échapper à l'infini. Il est dans un **état libre** ou **état de diffusion**. x_3 est une position de vitesse nulle et x_0 une position de vitesse maximale.

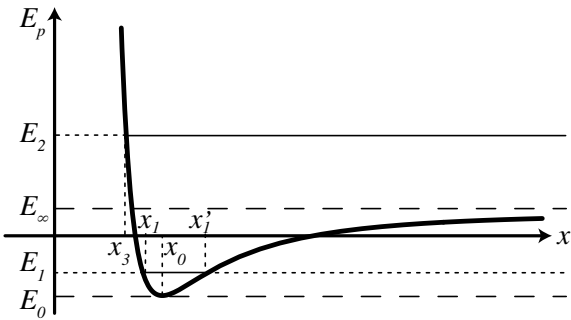


Figure 16.6 – Analyse graphique des positions accessibles au mobile en fonction de son énergie mécanique.

6.4 Analyse des équilibres à l'aide d'un graphe énergétique

a) Définitions

Un point matériel est en équilibre lorsque sa vitesse est nulle à tout instant. On en déduit que son accélération est nulle à tout instant puis, d'après le principe fondamental de la dynamique, que la somme des forces qui s'appliquent sur ce point est nulle.

En une position d'équilibre, la somme des forces qui s'appliquent au mobile est nulle :

$$\sum_i \vec{f}_i = \vec{0}.$$

Le mobile peut rester indéfiniment en une position d'équilibre.

Quand on écarte le mobile de sa position d'équilibre,

- s'il revient vers sa position d'équilibre initiale, la position d'équilibre est **stable** ;
- s'il s'éloigne définitivement de sa position d'équilibre initiale, la position d'équilibre est **instable**.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

Pour qu’une position d’équilibre soit stable, il est donc nécessaire que, au voisinage de cette position d’équilibre, la résultante des forces soit dirigée vers cette dernière.

b) Lien entre la force et l’énergie potentielle

Lorsqu’on considère uniquement la force $\vec{F} = F_x(x)\vec{u}_x$ qui dérive de l’énergie potentielle $E_p(x)$, le travail s’écrit :

$$\delta W = \vec{F} \cdot d\vec{OM} = F_x(x)\vec{u}_x \cdot d\vec{OM} = F_x(x)dx = -dE_p$$

puis la force :

$$F_x(x) = -\frac{dE_p}{dx}.$$

Cette relation explique pourquoi l’on dit que la force $\vec{F}$ dérive d’une énergie potentielle. Cette relation montre également que :

- aux endroits où E_p est croissante, sa dérivée par rapport à x est positive et la force est dirigée vers les x décroissants et donc vers les énergies potentielles décroissantes,
- aux endroits où E_p est décroissante, sa dérivée par rapport à x est négative et la force est dirigée vers les x croissants et donc vers les énergies potentielles décroissantes,
- aux endroits où E_p admet une tangente horizontale, sa dérivée par rapport à x est nulle et la force également.

Ceci est illustré sur la figure 16.7.

Si la force $\vec{F} = F_x(x)\vec{u}_x$ dérive de l’énergie potentielle $E_p(x)$ alors :

$$\vec{F} = -\frac{dE_p}{dx}\vec{u}_x.$$

En un point d’abscisse x , la force $\vec{F}$ est dirigée dans le sens des énergies potentielles décroissantes donc vers le minimum d’énergie potentielle le plus proche.

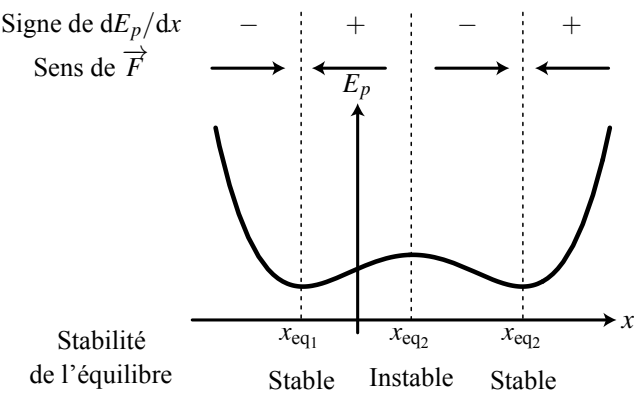


Figure 16.7 – Sens de la force $\vec{F}$ en fonction des variations de l’énergie potentielle E_p .

c) Détermination énergétique des positions d'équilibre

Pour déterminer les positions pour lesquelles le point matériel est à l'équilibre, il faut chercher les positions où la force $\vec{F}$ s'annule. Cela implique que la dérivée de la fonction $E_p(x)$ s'annule et donc que la courbe représentative de $E_p(x)$ admet une tangente horizontale.

Une position d'équilibre correspond à un extremum d'énergie potentielle. Son abscisse $x_{\text{éq}}$ vérifie l'équation :

$$\left(\frac{dE_p}{dx} \right)_{x=x_{\text{éq}}} = 0.$$

d) Étude énergétique de la stabilité des équilibres

Pour analyser la stabilité de la position d'équilibre d'abscisse $x_{\text{éq}}$, il faut déterminer si, au voisinage de $x_{\text{éq}}$, la résultante des forces est dirigée vers $x_{\text{éq}}$ ou non.

On se place alors au voisinage de $x_{\text{éq}}$ en un point d'abscisse $x = x_{\text{éq}} + dx$. La force $\vec{F}$ est dirigée vers les énergies potentielles décroissante donc :

- si $x_{\text{éq}}$ est un minimum d'énergie potentielle, $\vec{F}$ tend à ramener le mobile vers $x_{\text{éq}}$ qui est donc une position d'équilibre stable (positions x_{eq1} et x_{eq3} de la figure 16.7),
- si $x_{\text{éq}}$ est un maximum d'énergie potentielle, $\vec{F}$ tend à éloigner le mobile de $x_{\text{éq}}$ qui est donc une position d'équilibre instable (positions x_{eq2} de la figure 16.7).

Lorsque la fonction E_p est deux fois dérivable et que sa dérivée seconde ne s'annule pas en $x_{\text{éq}}$, on peut exprimer la force $\vec{F}$ au voisinage de $x_{\text{éq}}$. Pour cela, on utilise un développement de Taylor (voir appendice mathématique) de la fonction $F_x(x)$:

$$F_x(x_{\text{éq}} + dx) = F_x(x_{\text{éq}}) + \left(\frac{dF_x}{dx} \right)_{x=x_{\text{éq}}} dx = \left(\frac{dF_x}{dx} \right)_{x=x_{\text{éq}}} dx = dF_x,$$

puisque $x_{\text{éq}}$ est une position d'équilibre donc $F_x(x_{\text{éq}}) = 0$.

Par ailleurs, $F_x(x) = -\frac{dE_p}{dx}$ donc $\left(\frac{dF_x}{dx} \right)_{x=x_{\text{éq}}} = -\left(\frac{d^2E_p}{dx^2} \right)_{x=x_{\text{éq}}}$. Au voisinage de $x_{\text{éq}}$, le mobile est donc soumis à une force élémentaire dF_x telle que

$$dF_x = -\left(\frac{d^2E_p}{dx^2} \right)_{x=x_{\text{éq}}} dx.$$

Si on exerce un déplacement $dx > 0$, il faut que $dF_x < 0$ pour ramener le point vers sa position initiale. Cela impose donc :

$$\left(\frac{d^2E_p}{dx^2} \right)_{x=x_{\text{éq}}} > 0.$$

De même, si on exerce un déplacement $dx < 0$, il faut que $dF_x > 0$ pour ramener le point vers sa position initiale et on retrouve le même résultat.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

La position d'équilibre $x_{\text{éq}}$ est **stable** si l'énergie potentielle est minimale en $x_{\text{éq}}$. Cela se traduit généralement par :

$$\left(\frac{d^2 E_p}{dx^2} \right)_{x=x_{\text{éq}}} > 0.$$

La position d'équilibre $x_{\text{éq}}$ est **instable** dans les autres cas. Généralement, l'énergie potentielle est alors maximale en $x_{\text{éq}}$ et $\left(\frac{d^2 E_p}{dx^2} \right)_{x=x_{\text{éq}}} < 0$.

7 Portraits de phase et lien avec le profil d'énergie potentielle

Dans ce paragraphe, on définit une représentation graphique du mouvement appelée **portrait de phase**. On se limite à un **système à un degré de liberté** mécanique, c'est-à-dire à un système dont l'évolution est décrite par un seul paramètre de position. Pour un tel mouvement, la notion de trajectoire est souvent de peu d'intérêt car les trajectoires sont des portions de droites, de cercles, ou de courbes connues à l'avance. Le portrait de phase permet de représenter sur un même graphe la position de M ainsi que sa vitesse et permet une représentation plus riche. Comme dans le paragraphe précédent, on considère que le mouvement du point matériel M est paramétré par une variable d'espace cartésienne notée x pour simplifier l'analyse, mais tout est transposable au cas où la coordonnée de M n'est pas cartésienne.

7.1 Définitions

Le **plan de phase** d'un système à un degré de liberté est le plan $(x, \dot{x})$ où x est la variable de position de M et $\dot{x}$ sa dérivée. À chaque instant, le mobile M est repéré par sa position x et on peut déterminer sa vitesse $\dot{x}$. On peut le représenter par un point P de coordonnées $(x, \dot{x})$ du plan de phase. Au cours du mouvement du mobile, la succession des points P trace une courbe dans le plan de phase appelée **trajectoire de phase**. On a déjà établi et tracé une trajectoire de phase pour l'oscillateur harmonique, on va généraliser cette notion pour d'autres mouvements. On peut noter que les conditions initiales du mouvement $(x(t=0), \dot{x}(t=0))$ sont représentées par un point P_0 du plan de phase. Le déterminisme implique que chaque condition initiale donne une unique trajectoire de phase. Le **portrait de phase** d'un système est un ensemble de trajectoires de phase associées à différentes conditions initiales.

7.2 Exemple introductif

a) Position du problème

On considère un mobile M de masse m soumis à la seule force conservative $\vec{F} = F_x(x)\vec{u}_x$ qui dérive de l'énergie potentielle $E_p(x)$ tracée sur la figure 16.8. Comme la seule force qui travaille est conservative, le système est conservatif et son énergie mécanique E_m est une constante du mouvement : $E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}mv^2 + E_p(x)$.

En coordonnées cartésiennes $\vec{v} = \dot{x}\vec{u}_x$ et l'énergie cinétique vaut :

$$E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{1}{2}m\dot{x}^2.$$

Il s'en suit que l'on peut déterminer $\dot{x}$ en fonction x à partir de l'expression de l'énergie potentielle $E_p(x)$ et de la valeur de l'énergie mécanique E_m grâce à la relation :

$$\dot{x}^2 = \frac{2(E_m - E_p(x))}{m}$$

qui admet deux solutions de signes opposés :

$$\dot{x} = \sqrt{\frac{2(E_m - E_p(x))}{m}} > 0 \quad \text{et} \quad \dot{x} = -\sqrt{\frac{2(E_m - E_p(x))}{m}} < 0.$$

On peut alors tracer une trajectoire de phase point par point en fixant une valeur pour E_m et en relevant la valeur de $E_p(x)$ sur le profil d'énergie potentielle. La fonction « racine carré » étant une fonction croissante, la norme de la vitesse $|\dot{x}|$ est une fonction croissante de l'écart $E_m - E_p(x)$.

b) Observation du portrait de phase

On a tracé sur la figure 16.8 un exemple de profil d'énergie potentielle et le portrait de phase associé. L'énergie potentielle $E_p(x)$ est une fonction décroissante puis croissante de x qui admet un minimum en O . Sa courbe représentative dessine une « cuvette » dont les bords ont une hauteur E_∞ . Elle forme un **puits de potentiel** de profondeur E_∞ . L'origine de l'axe (Ox), ainsi que la référence d'énergie potentielle sont choisies arbitrairement au minimum d'énergie potentielle. Sur cette courbe d'énergie potentielle, on a fait apparaître trois niveaux d'énergie mécanique E_1 , E_2 et E_3 et tracé sur le graphe du dessous les trajectoires de phase associées.

c) Analyse des différents mouvements possibles

Dans tous les cas, la norme de la vitesse augmente quand le mobile s'approche du fond du puits puis diminue quand il s'en éloigne. Elle est maximale au fond du puits.

Pour l'énergie mécanique $E_1 \ll E_\infty$ ou $E_2 < E_\infty$, le mobile est piégé dans le puits de potentiel. Il est dans un état lié et suit un mouvement périodique. Sa trajectoire de phase est une courbe fermée décrite dans le sens horaire. Lorsque le mobile passe par le minimum d'énergie potentielle, sa vitesse est maximale. La trajectoire de phase admet alors une tangente horizontale.

Pour $E_m = E_1$, la vitesse du mobile s'annule en x_1 et x'_1 . La trajectoire de phase coupe l'axe des abscisses en x_1 et x'_1 . Le mobile réalise des oscillations de faible amplitude autour de sa position d'équilibre. On démontrera qu'on peut assimiler ces oscillations à des oscillations harmoniques et la trajectoire de phase à une ellipse.

Pour $E_m = E_2$, la vitesse du mobile s'annule en x_2 et x'_2 . La trajectoire de phase coupe l'axe des abscisses en x_2 et x'_2 . Le mobile réalise des oscillations de grande amplitude qui ne sont pas harmoniques. Sa trajectoire de phase change de forme. On montrera que ce changement de forme est une preuve de la non-linéarité du problème.

Pour l'énergie mécanique $E_3 > E_\infty$, le mobile est libre de sortir du puits de potentiel. Il est dans un état de diffusion. Deux trajectoires de phase ouvertes sont possibles selon le signe de la vitesse : une trajectoire parcourue de gauche à droite située dans le demi-plan supérieur qui correspond à $\dot{x} > 0$ et une trajectoire parcourue de droite à gauche située dans le demi-plan inférieur qui correspond à $\dot{x} < 0$.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

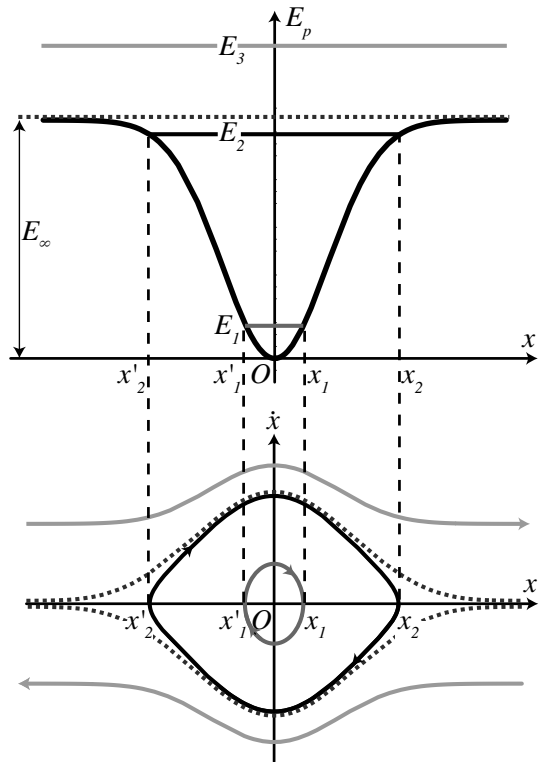


Figure 16.8 – Energie potentielle et portrait de phase. Exemple d'un puits de potentiel de profondeur E_0 .

7.3 Caractéristiques principales des portraits de phase

Dans ce paragraphe, on cherche les caractéristiques principales des portraits de phase à partir de l'exemple ci-dessus et on les justifie brièvement.

1. **Les trajectoires de phases sont parcourues de gauche à droite dans le demi-plan supérieur et de droite à gauche dans le demi-plan inférieur.**

Dans le demi-plan supérieur $\dot{x} > 0$ donc x est croissante et évolue de gauche à droite.
Dans le demi-plan inférieur, $\dot{x} < 0$ donc x est décroissante et évolue de droite à gauche.

2. **Les mouvements périodiques correspondent à des trajectoires de phase fermées décrites dans le sens horaire.**

Si le mouvement du mobile est périodique, il retrouve la même position et la même vitesse après une période donc le même point du plan de phase. D'après le point 1, elles sont décrites dans le sens horaire.

3. **Les trajectoires de phases ne se croisent pas.**

Ceci se démontre par l'absurde en supposant que deux trajectoires se croisent en P_0 . P_0 représente une condition initiale pour l'évolution du système. Si deux trajectoires

de phases passent par P_0 , c'est qu'une même condition initiale peut conduire à deux mouvements différents. C'est incompatible avec le déterminisme classique.

4. Une trajectoire de phase coupe généralement l'axe (Ox) selon la verticale.

En effet, la tangente à la trajectoire de phase en un point $(x, \dot{x})$ peut être définie comme la droite passant par ce point et faisant un angle α avec l'axe Ox tel que :

$$\tan \alpha = \frac{d\dot{x}}{dx} = \frac{\frac{d\dot{x}}{dt}}{\frac{dx}{dt}} = \frac{\ddot{x}}{\dot{x}}.$$

Sur l'axe (Ox) , la vitesse $\dot{x}$ est nulle. Dans le cas général, l'accélération $\ddot{x}$ est non nulle et $\tan \alpha \rightarrow \infty$ d'où $|\alpha| \rightarrow \frac{\pi}{2}$.

On peut noter que les positions d'équilibres pour lesquelles $\ddot{x} = 0$ sont des exceptions à cette règle. En pratique, seules les positions d'équilibre instables posent problème car, si le mobile est sans vitesse en une position d'équilibre stable, il ne bouge plus et sa trajectoire de phase est restreinte à un point.

5. Les positions d'équilibres stables sont entourées de trajectoires de phase elliptiques.

On a vu que les trajectoires de phases d'un oscillateur harmonique sont des ellipses. On démontrera dans un prochain chapitre que les mouvements de faible amplitude au voisinage d'une position d'équilibre stable sont des mouvements harmoniques. Ce point en sera la conséquence directe.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- puissance et travail d'une force
- savoir que la puissance dépend du référentiel
- énergie cinétique d'un système
- savoir qu'elle dépend du référentiel
- loi de l'énergie cinétique et de la puissance cinétique dans un référentiel galiléen
- définition d'une force conservative
- expressions des énergies potentielles de pesanteur (champ uniforme), gravitationnelle (champ créé par un astre ponctuel), élastique, électrique (champ uniforme et champ créé par une charge ponctuelle)
- définition d'une position d'équilibre
- savoir que les positions d'équilibre stable correspondent à des minima d'énergie potentielle et que les positions d'équilibre instable correspondent à des maxima
- définitions d'un état lié et d'un état de diffusion

SAVOIR-FAIRE

- reconnaître le caractère moteur ou résistant d'une force
- utiliser la loi de l'énergie cinétique ou la loi de la puissance cinétique à bon escient
- établir les expressions des énergies potentielles à connaître
- reconnaître les cas de conservation de l'énergie mécanique
- déterminer l'énergie mécanique initiale en exploitant les conditions initiales
- tracer un graphe d'énergie potentielle
- repérer les positions d'équilibre et déduire leur stabilité à partir d'un graphe d'énergie potentielle
- déduire d'un graphe d'énergie potentielle le comportement qualitatif d'un mobile : trajectoire bornée ou non, mouvement périodique, position de vitesse nulle
- expliquer qualitativement le lien entre le profil d'énergie potentielle et le portrait de phase

MOTS-CLÉS

- | | | |
|----------------------|--------------------------|---------------------|
| • puissance | • énergie potentielle | • état lié |
| • travail | • énergie mécanique | • état de diffusion |
| • énergie cinétique | • mouvement conservatif | |
| • force conservative | • équilibre et stabilité | |

S'ENTRAÎNER

16.1 Distance de freinage (★)

Une voiture de masse $m = 1,5 \cdot 10^3$ kg roule à la vitesse de $50 \text{ km} \cdot \text{h}^{-1}$ sur une route horizontale. Devant un imprévu, le conducteur écrase la pédale de frein et s'arrête sur une distance $d = 15$ m. On modélise la force de freinage par une force constante opposée à la vitesse.

1. Calculer le travail de la force de freinage.
2. En déduire la norme de cette force.
3. Quelle distance faut-il pour s'arrêter si la vitesse initiale est de $70 \text{ km} \cdot \text{h}^{-1}$?
4. Commenter cette phrase relevée dans un livret d'apprentissage de la conduite : « La distance de freinage est proportionnelle au carré de la vitesse du mobile ».

16.2 Le Marsupilami (★)

Le Marsupilami est un animal de bande dessinée créé par Franquin aux capacités physiques remarquables, en particulier grâce à sa queue qui possède une force importante. Pour se déplacer, le Marsupilami enroule sa queue comme un ressort entre lui et le sol et s'en sert pour se propulser vers le haut.

On note $\ell_0 = 2,0$ m la longueur à vide du ressort équivalent. Lorsqu'il est complètement comprimé, la longueur du ressort est $\ell_m = 50$ cm. La masse m de l'animal est 50 kg et la queue quitte le sol lorsque le ressort mesure ℓ_0 . On prendra $g = 10 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$.

Quelle est la constante de raideur du ressort équivalent si la hauteur maximale d'un saut est $h = 10$ m ? Quelle est sa vitesse lorsque la queue quitte le sol ?

16.3 Interaction entre particules chargées (★)

On considère deux particules A (fixe) et B (mobile), de même masse m et de charges respectives q_A et q_B . On considère la force de Coulomb $\vec{f}$ entre ces deux particules comme étant la seule force en jeu dans ce problème. Initialement, $AB = a$.

1. Rappeler l'expression de la force $\vec{f}$ et déterminer l'énergie potentielle dont elle dérive.
2. On suppose $q_A = q_B = q$. On lance B vers A avec la vitesse v_0 . À quelle distance minimale B s'approche-t-elle de A ? On pourra s'aider d'un graphe d'énergie potentielle.
3. On suppose $q_A = -q_B = q$. Quelle vitesse minimale faut-il donner à B pour qu'elle puisse s'échapper à l'infini ? On pourra s'aider d'un graphe d'énergie potentielle.

16.4 Toboggan (★★)

Un adulte ($m = 70$ kg) descend un toboggan d'une hauteur $h = 5$ m faisant un angle $\alpha = 45^\circ$ avec le sol. La norme de la force de frottement $\vec{T}$ est donnée par $\|\vec{T}\| = f\|\vec{R}\|$, où $f = 0,4$ est le coefficient de frottement et $\vec{R}$ la réaction normale. On prendra $g = 9,8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$.

1. Calculer la variation d'énergie mécanique due aux frottements entre le haut et le bas du toboggan.
2. Déterminer la vitesse de la personne en bas du toboggan. La comparer à celle qu'il aurait sans frottements.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

APPROFONDIR

16.5 Cycliste au Tour de France (★★)

Un cycliste assimilé à un point matériel se déplace en ligne droite. Il fournit une puissance mécanique constante P , les forces de frottement de l'air sont proportionnelles au carré de la vitesse v du cycliste ($\vec{F}_f = -kv\vec{v}$) où k est une constante positive. On néglige le travail des forces de frottement du sol sur la roue et on choisit un axe horizontal (Ox) orienté dans la direction du mouvement du cycliste.

1. En appliquant le théorème de la puissance cinétique, établir une équation différentielle en v et montrer qu'on peut la mettre sous la forme :

$$mv^2 \frac{dv}{dx} = k(v_l^3 - v^3),$$

où v_l est une constante homogène à une vitesse dont on cherchera la signification physique.

2. On pose $f(x) = k(v_l^3 - v^3)$.

- a. Dédire des résultats précédents, l'équation différentielle vérifiée par f .
- b. Déterminer l'expression de la vitesse en fonction de x , s'il aborde la ligne droite avec une vitesse v_0 .
- c. Application numérique : lors d'un sprint, la puissance développée vaut $P = 2 \text{ kW}$ et la vitesse limite v_l vaut $20 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. Déterminer la valeur de k et en déduire la distance caractéristique pour qu'un coureur de masse $m = 85 \text{ kg}$ avec son vélo atteigne cette vitesse. Conclure.

16.6 Bille dans une gouttière ICNA 2006 (★★)

Une bille, assimilée à un point matériel M de masse m , est lâchée sans vitesse initiale depuis le point A d'une gouttière situé à une hauteur h du point le plus bas O de la gouttière. Cette dernière est terminée en O par un guide circulaire de rayon a , disposé verticalement. La bille, dont on suppose que le mouvement a lieu sans frottement, peut éventuellement quitter la gouttière à l'intérieur du cercle. On note $\vec{g} = -g\vec{u}_y$ l'accélération de la pesanteur.

- 1. Calculer la norme v_0 de la vitesse en O puis en un point M quelconque du cercle repéré par l'angle θ .
- 2. Déterminer la réaction de la gouttière en un point du guide circulaire.
- 3. Déterminer la hauteur minimale de A pour que la bille ait un mouvement révolitif dans le guide.

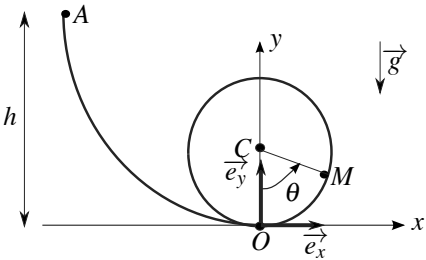


Figure 16.9

16.7 Tige avec ressort (★)

On considère une tige fixe, dans un plan vertical xOz , faisant l'angle α avec l'axe Oz . Un anneau M de masse m est enfilé sur la tige et astreint à se déplacer sans frottement le long de celle-ci. Cet anneau est également relié à un ressort de raideur k et de longueur à vide ℓ_v dont l'autre extrémité est fixée en O . On repère la position de M par $OM = X$.

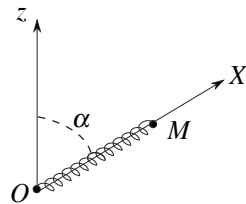


Figure 16.10

1. Quelles sont les forces conservatives appliquées à M ? Déterminer l'expression de leur énergie potentielle E_p en fonction de X et α .
2. Établir l'équation différentielle du mouvement à l'aide du théorème de l'énergie mécanique.
3. On souhaite étudier graphiquement les différents mouvements possibles.
 - a. Étudier la fonction $E_p(X)$ dans le cas où $mg \cos(\alpha) < k\ell_v$. Tracer son allure.
 - b. Discuter sur le graphique les mouvements possibles en prenant à $t = 0$ les conditions initiales suivantes : $X = \ell_v$ et $\frac{dX}{dt} = V_0$. Préciser la valeur maximale de V_0 pour que le mouvement se fasse entre deux positions extrêmes $X_1 > 0$ et $X_2 > 0$.
 - c. Déterminer les fonctions $V(X)$ et $X(t)$ dans les conditions de la question précédente.

16.8 Pendule simple modifié (★★)

On considère un pendule simple modifié (figure 16.11). Un mobile ponctuel M de masse m , est accroché à l'extrémité d'un fil inextensible de longueur L et de masse négligeable, dont l'autre extrémité est fixe en O . On néglige tout frottement. Lorsque $\theta > 0$, le système se comporte comme un pendule simple de centre O et de longueur de fil L . À la verticale et en dessous de O , un clou est planté en O' avec $OO' = L/3$, qui bloquera la partie haute du fil vers la gauche.

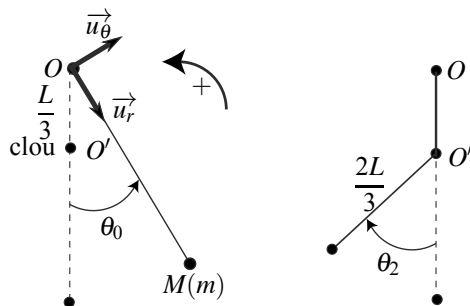


Figure 16.11

Quand $\theta < 0$, le système se comporte donc comme un pendule simple de centre O' et de longueur de fil $2L/3$. On repère la position du pendule par l'angle θ qu'il fait avec la verticale.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

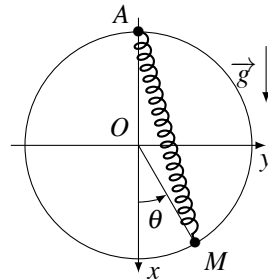
À la date $t = 0$, on abandonne sans vitesse initiale le mobile M en donnant au fil une inclinaison initiale $\theta(0) = \theta_0 > 0$. On note t_1 la date de la première rencontre du fil avec le clou, t_2 la date de première annulation de la vitesse du mobile pour $\theta < 0$. L'intervalle de date $[0, t_1[$ est nommé première phase du mouvement, l'intervalle $]t_1, t_2]$ est nommé deuxième phase. À la date t_1^- immédiatement inférieure à t_1 , le fil n'a pas encore touché le clou et à la date t_1^+ , immédiatement supérieure, le fil vient de toucher le clou.

1. Par le théorème de la puissance mécanique, établir l'équation différentielle vérifiée par θ pour la première phase du mouvement.
2. Dans l'hypothèse des petites oscillations, on suppose $\sin\theta \simeq \theta$. Déterminer la durée δt_I de la première phase du mouvement sans résoudre l'équation.
3. En utilisant le théorème de l'énergie mécanique, déterminer la vitesse v_1^- de M à la date t_1^- . En déduire la vitesse angulaire ω_1^- à cette date.
4. Le blocage de la partie supérieure du fil par le clou ne s'accompagne d'aucun transfert énergétique. Déterminer la vitesse v_1^+ de M à la date t_1^+ . En déduire la vitesse angulaire ω_1^+ à cette date.
5. En utilisant les résultats des questions (1 et 2), donner sans calcul la durée δt_{II} de la deuxième phase.
6. Déterminer l'expression de l'angle θ_2 à la date t_2 .
7. Décrire brièvement la suite du mouvement de ce système et donner l'expression de sa période T .
8. Dresser l'allure du portrait de phase, dans le système d'axes $\left(\theta, \frac{d\theta}{dt}\right)$. Conclure.

16.9 Étude d'un oscillateur (*)**

On considère la situation ci-contre dans laquelle une particule de masse m peut se déplacer sur un cercle vertical de centre O et de rayon a . Elle est reliée au point A le plus haut du cercle par un ressort idéal de raideur k et de longueur à vide ℓ_0 . On note θ l'angle orienté défini sur $] -\pi, \pi]$ par la relation :

$$\theta = (\vec{Ox}, \vec{OM}).$$



1. Déterminer le nombre de coordonnées utiles pour étudier le mouvement du point M .
2. Faire un bilan des forces en rappelant quelles forces sont conservatives ou non.
3. Déduire des questions précédente la loi physique adaptée à l'étude de ce mouvement.
4. Mise en équation
 - a. Déterminer la longueur AM en fonction de θ .
 - b. Démontrer que l'énergie potentielle totale du point M vérifie une relation de la forme :

$$\frac{E_p(\theta)}{A} + B = -\frac{mg}{ka} \cos\theta + 2 \left(\cos\left(\frac{\theta}{2}\right) - \frac{\ell_0}{2a} \right)^2 = \xi(\theta),$$

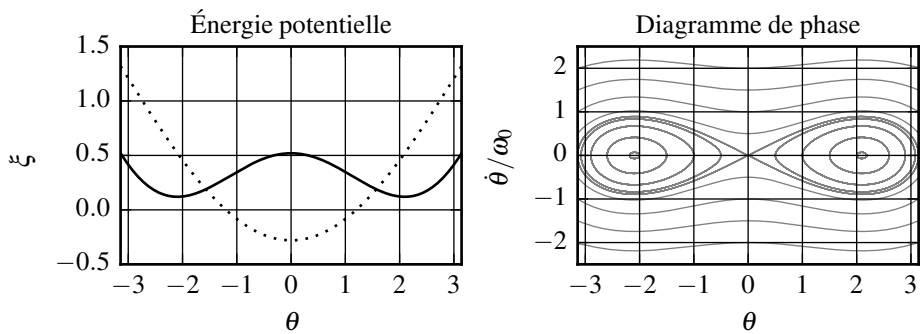
où A et B sont des constantes à déterminer.

5. Étude de la courbe d'énergie potentielle dans le cas où $\frac{\ell_0}{2a} = 0,4$.

a. On pose $\eta = \frac{mg}{ka}$ et on suppose que $\eta < 1 - \frac{\ell_0}{2a}$. Montrer qu'il y a alors trois positions d'équilibres qui vérifient : $\sin\left(\frac{\theta}{2}\right) = 0$ ou $\cos\left(\frac{\theta}{2}\right) = \frac{\ell_0}{2a(1-\eta)}$.

Les courbes d'énergie potentielle correspondant à $\eta = 0,2$ ou $\eta = 1,0$ sont représentées sur la figure ci-dessous.

- b. Attribuer à chaque courbe du diagramme $(\theta \rightarrow \xi(\theta))$ la valeur de η correspondante.
 - c. En déduire graphiquement la stabilité des positions d'équilibre de la question 5.a.
 - d. À quel diagramme énergétique le diagramme de phase est-il associé ?
6. À l'instant initial, $\theta = 0$ et $\dot{\theta} = \omega_0/2$. Donner une allure possible de la trajectoire de phase lorsque le dispositif est faiblement amorti.



CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

CORRIGÉS

16.1 Distance de freinage

On étudie le mouvement du véhicule, assimilé à son centre de gravité M de masse m dans le référentiel terrestre galiléen. Ce véhicule est soumis à son poids, à la réaction normale de la route et à la force de freinage $\vec{f}$. La réaction normale de la route et le poids sont dirigés selon la verticale alors que le déplacement du véhicule est horizontal. Leur puissance est nulle. Seule la force $\vec{f}$ fournit un travail.

1. On applique le théorème de l'énergie cinétique entre l'instant initial où le véhicule a la vitesse $v_i = 50 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$ et l'instant final où il s'arrête (vitesse $v_f = 0 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$) :

$$E_{cf} - E_{ci} = \frac{1}{2}mv_f^2 - \frac{1}{2}mv_i^2 = W(\vec{f}),$$

soit :

$$W(\vec{f}) = -\frac{1}{2}mv_i^2 = -0,5 \times 1,5 \cdot 10^3 \times (50/3,6)^2 = -1,4 \cdot 10^2 \text{ kJ}.$$

Le travail de $\vec{f}$ est négatif car la force est résistante.

2. Par ailleurs, en désignant par I le point initial atteint à l'instant t_i et F le point final atteint à t_f , on peut déterminer le travail de cette force de freinage de norme constante :

$$W(\vec{f}) = \int_{t_i}^{t_f} \vec{f} \cdot \vec{v} dt = \int_{t_i}^{t_f} -fv dt = \int_{IF} -f d\ell = -fd,$$

d'où :

$$f = -\frac{W(\vec{f})}{d} = \frac{1}{2}mv_i^2/d = 9,6 \text{ kN}.$$

3. La norme de la force étant constante, la distance d'arrêt est proportionnelle au travail de $\vec{f}$ donc à l'énergie cinétique initiale à dissiper. La distance d'arrêt est donc proportionnelle au carré de la vitesse initiale. Pour une vitesse initiale $v'_i = 70 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$, la distance d'arrêt vaut donc :

$$d' = d \left(\frac{v'_i}{v_i} \right)^2 = 15 \times \left(\frac{70}{50} \right)^2 = 29 \text{ m}.$$

Elle a quasiment doublé.

4. La phrase trouvée dans le livret d'apprentissage de conduite est parfaitement justifiée par ce modèle physique simple.

16.2 Le Marsupilami

Le référentiel lié au sol est galiléen. Le système est le corps du Marsupilami assimilé à son centre de gravité M de masse m auquel s'appliquent trois forces lorsqu'il est sur le sol :

- le poids (force conservative);
- la tension de la queue-ressort (force conservative);
- la réaction du sol (force de travail nul).

Lorsqu'il est en l'air et que la queue ne touche plus le sol, seul le poids est à considérer.

Le système n'échange de l'énergie que par l'intermédiaire de forces conservatives. On en déduit que l'énergie mécanique se conserve au cours du mouvement. On définit l'axe (Oz) vertical ascendant dont l'origine est située au niveau du sol, de sorte que l'altitude de M correspond à son abscisse z et que la longueur de la queue de l'animal est également égale à z lorsque la queue touche le sol.

L'énergie potentielle de pesanteur vaut $E_{p1} = mg \text{ altitude} = mgz$.

L'énergie potentielle élastique vaut $E_{p2} = \frac{1}{2}k(\ell - \ell_0)^2 = \frac{1}{2}k(z - \ell_0)^2$.

L'expression de l'énergie mécanique est alors :

$$E_m = \frac{1}{2}mv^2 + mgz + \frac{1}{2}k(z - \ell_0)^2 \quad \text{pendant que la queue touche le sol}$$

et :

$$E_m = \frac{1}{2}mv^2 + mgz \quad \text{lorsque l'animal est en l'air.}$$

On écrit l'égalité de l'énergie mécanique en trois points :

1. Départ : $z = \ell_m$, $v = 0$.
2. Décollage : $z = \ell_0$, v_D .
3. Point le plus haut : $z = h$, $v = 0$.

Soit :

$$mg\ell_m + \frac{1}{2}k(\ell_m - \ell_0)^2 = \frac{1}{2}mv_D^2 + mg\ell_0 = mgh.$$

On en déduit :

$$k = \frac{2mg(h - \ell_m)}{(\ell_m - \ell_0)^2} = 4,1 \cdot 10^3 \text{ N} \cdot \text{m}^{-1},$$

ce qui est assez important.

La vitesse au départ vaut alors $v_D = \sqrt{2g(h - \ell_0)}$ soit $12,5 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$, ce qui est aussi une valeur importante.

16.3 Interactions entre particules chargées

1. Le point A étant fixe on le choisit comme origine du repère et on note $r\vec{u}_r$ le vecteur $\overrightarrow{AB}$ où $r = AB$ et $\vec{u}_r$ est le vecteur unitaire dirigé de A vers B . La force $\vec{f}$ s'écrit alors : $\vec{f} = \frac{q_A q_B}{4\pi\epsilon_0 r^2} \vec{u}_r$.

Pour déterminer l'énergie potentielle, on utilise la relation entre le travail et la variation d'énergie potentielle valable lorsque les forces sont conservatives : $\delta W = -dE_p$, soit :

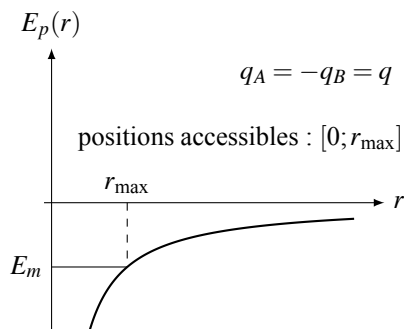
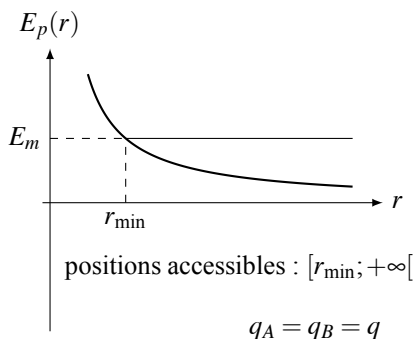
$$\delta W = \vec{f} \cdot d\vec{r} = \frac{q_A q_B}{4\pi\epsilon_0 r^2} \vec{u}_r \cdot (dr\vec{u}_r + r d\vec{u}_r).$$

Or $\vec{u}_r \cdot d\vec{u}_r = d(\vec{u}_r \cdot \vec{u}_r) = d(1) = 0$ car $\vec{u}_r$ est unitaire. On peut ainsi déterminer E_p :

$$\delta W = -dE_p = \frac{q_A q_B}{4\pi\epsilon_0 r^2} dr \Rightarrow E_p = \frac{q_A q_B}{4\pi\epsilon_0 r} + \text{constante.}$$

On choisit la référence d'énergie potentielle nulle à l'infini, ce qui fixe la constante à zéro.

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT



2. Puisque $\vec{f}$ est la seule force à prendre en compte et qu'elle est conservative, l'énergie mécanique se conserve. En considérant A immobile et $q_A = q_B = q$ on peut écrire :

$$E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}mv_B^2 + \frac{q^2}{4\pi\epsilon_0 r}.$$

Le point B s'approche de A , comme la force est répulsive, sa vitesse diminue puis s'annule, puis B s'éloigne de A . La distance minimale entre les deux points est obtenue pour $v_B = 0$. On écrit l'égalité de l'énergie mécanique entre le point de départ ($AB = r = a$) et le point où $v_B = 0$:

$$\frac{1}{2}mv_0^2 + \frac{q^2}{4\pi\epsilon_0 a} = \frac{q^2}{4\pi\epsilon_0 r_{\min}} \Rightarrow r_{\min} = \left(\frac{1}{a} + \frac{2\pi\epsilon_0 mv_0^2}{q^2} \right)^{-1}.$$

3. Avec $q_A = -q_B = q$, l'énergie mécanique s'écrit :

$$E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}mv_B^2 - \frac{q^2}{4\pi\epsilon_0 r}.$$

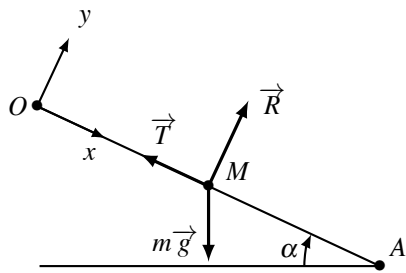
La force est maintenant attractive. Il faut lancer B à l'opposé de A pour qu'elle puisse s'éloigner. La vitesse de B diminue, et la charge ne peut pas accéder aux points plus éloignés que $r_{\max}$ (voir figure ci-dessus). Pour que B puisse atteindre l'infini, il faut que $r_{\max}$ soit repoussé à l'infini. Pour cela, l'énergie mécanique doit être suffisante pour que la trajectoire ne soit pas bornée et on voit sur le graphe d'énergie potentielle qu'il est nécessaire que l'énergie mécanique soit positive ou nulle. La vitesse minimale à donner à B correspond à l'énergie cinétique minimale et donc à l'énergie mécanique minimale $E_m = 0$. La conservation de l'énergie mécanique donne alors :

$$\frac{1}{2}mv_0^2 - \frac{q^2}{4\pi\epsilon_0 a} = E_m(r \rightarrow \infty) = 0 \Rightarrow v_0 = \sqrt{\frac{q^2}{2\pi\epsilon_0 am}}.$$

Cette vitesse porte le nom de vitesse de libération car la charge B échappe alors à l'attraction de la charge A . On peut remarquer que, dans ces conditions, la vitesse s'annule en l'infini.

16.4 Toboggan

Le référentiel terrestre est supposé galiléen. Le système M subit trois forces : le poids, la force de frottement et la réaction normale. Le poids est une force conservative, la réaction normale ne travaille pas et la force de frottement est une force non conservative.



1. La variation d'énergie mécanique étant égale au travail des forces non conservatives, on obtient entre le point de départ O et le point d'arrivée A :

$$E_m(A) - E_m(O) = W_{O \rightarrow A}(\vec{T}).$$

Il faut donc calculer la force $\vec{T}$. La relation fondamentale de la dynamique en projection sur Oy donne $m\ddot{y} = R - mg \cos \alpha$, or $\ddot{y} = 0$ donc $R = mg \cos \alpha$. On en déduit $\vec{T} = -fmg \cos \alpha \vec{u}_x$. Ainsi :

$$E_m(A) - E_m(O) = \int_0^{x_A} \vec{T} \cdot (dx \vec{u}_x) = -fmgL \cos \alpha.$$

Sachant que L (distance entre O et A) vaut $h / \cos \alpha$, on trouve finalement :

$$E_m(A) - E_m(O) = -fmgh / \tan \alpha \simeq -1,4 \text{ kJ}.$$

2. En explicitant l'expression de l'énergie mécanique, on obtient :

$$\left(\frac{1}{2}mv_A^2 + mgZ_A \right) - \left(\frac{1}{2}mv_O^2 + mgZ_O \right) = -fmgh \Rightarrow v_A = \sqrt{2gh(1-f)} = 7,7 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$$

en notant Z l'altitude des points.

Ne pas tenir compte des frottements revient à prendre $f = 0$ dans les expressions précédentes. On aurait alors une vitesse d'arrivée égale à $9,9 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$.

16.5 Cycliste au tour de France

Le sol est lié au référentiel galiléen terrestre. Le système constitué du cycliste et de son vélo est assimilé à son centre de gravité et soumis à deux forces verticales (son poids et la réaction du sol) et à deux forces horizontales (la force de frottement de l'air et la force motrice).

1. On lui applique le théorème de la puissance cinétique :

$$\frac{dE_c}{dt} = \mathcal{P}(m\vec{g}) + \mathcal{P}(\vec{F}_f) + \mathcal{P}(\vec{R}) + P.$$

Or, le déplacement est horizontal donc le poids et la réaction ont une puissance nulle et la puissance de la force de frottement est : $\mathcal{P}(\vec{F}_f) = -kv \vec{v} \cdot \vec{v} = -kv^3$. En dérivant l'énergie cinétique on trouve :

$$mv \frac{dv}{dt} = P - kv^3.$$

D'autre part, on peut écrire : $\frac{dv}{dt} = \frac{dv}{dx} \frac{dx}{dt} = \frac{dv}{dx} v$. En remplaçant dans la précédente équation,

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

on trouve l'équation demandée :

$$mv^2 \frac{dv}{dx} = P - kv^3 = k(v_l^3 - v^3),$$

où $kv_l^3 = P \Rightarrow v_l = \left(\frac{P}{k}\right)^{\frac{1}{3}}$ est la vitesse limite pour laquelle la puissance motrice P est compensée par la puissance de freinage des frottements fluides. On peut remarquer que, pour $v = v_l$, $\frac{dv}{dt} = 0$ et le mouvement est uniforme.

2. On introduit $f(x) = k(v_l^3 - v^3)$.

a. La dérivée de $f(x)$ par rapport à x donne $f'(x) = -3kv^2 \frac{dv}{dx}$. L'équation différentielle précédente devient alors :

$$-\frac{m}{3k}f'(x) = f(x) \Leftrightarrow f'(x) + \frac{3k}{m}f(x) = 0,$$

équation différentielle linéaire du premier ordre à coefficient constant.

b. On pose $L = \frac{m}{3k}$, ce qui donne alors : $f(x) = A \exp(-x/L)$. Or à $t = 0$, $x = 0$ et $v = v_0$ soit $f(0) = A = k(v_l^3 - v_0^3)$. On en déduit finalement la vitesse :

$$v(x) = v_l \left(1 - \left(1 - \left(\frac{v_0}{v_l} \right)^3 \right) \exp\left(-\frac{x}{L}\right) \right)^{1/3}.$$

Si $v_l > v_0$, le cycliste accélère jusqu'à atteindre la vitesse v_l . Si $v_l < v_0$, le cycliste ralentit jusqu'à atteindre la vitesse v_l . Cela confirme bien que v_l est la vitesse limite du cycliste. L est la distance caractéristique nécessaire pour que le cycliste atteigne sa vitesse limite.

c. Avec $P = 2 \text{ kW}$ et $v_l = 20 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$, on trouve $k = \frac{P}{v_l^3} = 0,25 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-1}$. On en déduit $L = \frac{m}{3k} = 113 \text{ m}$. Il faut quelques L pour atteindre cette vitesse limite de $70 \text{ km}\cdot\text{h}^{-1}$ (de l'ordre de 3 à 5). C'est une distance importante sur laquelle le cycliste ne pourra pas maintenir une telle puissance. C'est pour cela que des équipiers lui « lancent » le sprint en le protégeant de l'air ce qui diminue le coefficient k .

16.6 Bille dans une gouttière

Le référentiel lié au sol est galiléen. Les forces s'appliquant au système M sont le poids (force conservative) et la réaction du support $\vec{R}$ (force de travail nul).

1. Le poids est conservatif et la réaction normale ne travaille pas. On est donc dans un cas de conservation de l'énergie mécanique :

$$E_m(A) = E_m(O) \Rightarrow \frac{1}{2}mv_A^2 + mgy_A = \frac{1}{2}mv_O^2 + mgy_O,$$

soit puisque $v_A = 0$:

$$\frac{1}{2}mv_O^2 = mg(y_A - y_O) = mgh \Rightarrow v_O = \sqrt{2gh}.$$

Pour calculer la vitesse en un point M quelconque du cercle. On repère M par sa coordonnée angulaire θ et on reprend le même raisonnement entre O et M . D'après la figure ci-dessous, l'altitude de M est $z = a(1 - \cos \theta)$. On obtient alors :

$$v_m = \sqrt{2(h + a(\cos \theta - 1))g}.$$

2. Pour déterminer la réaction, on fait l'hypothèse que la bille reste en contact avec la gouttière. Dans ce cas, son mouvement est circulaire et on utilise les relations cinématiques :

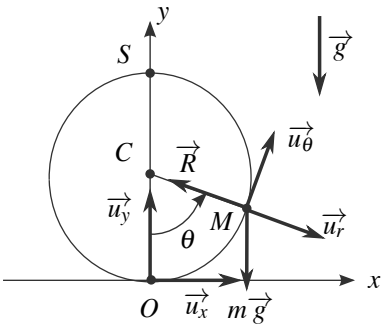
$$\overrightarrow{CM} = a\overrightarrow{u_r} \quad ; \quad \overrightarrow{v} = a\dot{\theta}\overrightarrow{u_\theta} \quad ; \quad \overrightarrow{a} = -\frac{v^2}{a}\overrightarrow{u_r} + a\ddot{\theta}\overrightarrow{u_\theta}.$$

On applique alors la relation fondamentale de la dynamique en projection sur $\overrightarrow{u_r}$ soit :

$$-m\frac{v^2}{a} = -R + mg \cos \theta.$$

En utilisant la vitesse v_M calculée précédemment, on obtient la réaction en M :

$$R = mg \left(3 \cos \theta + 2\frac{h}{a} - 2 \right).$$



3. Pour que la bille ait un mouvement révolutif, il faut que la réaction ne s'annule en aucun point du cercle. Son expression montre qu'elle est minimale en $\theta = \pi$ (au sommet S du cercle). On souhaite donc que $R(\theta = \pi) > 0$ soit :

$$mg \left(-3 + 2\frac{h}{a} - 2 \right) > 0 \quad \implies \quad h > \frac{5}{2}a.$$

Il faut donc lâcher la bille d'une hauteur 2,5 fois supérieure au rayon a du cercle pour que la bille puisse faire un tour en étant plaquée sur la piste.

16.7 Tige avec ressort

1. Le référentiel du laboratoire est considéré galiléen. Le système M est soumis à son poids, à la tension du ressort et à la réaction de la tige. La réaction ne travaille pas et les deux autres forces sont conservatives donc l'énergie mécanique est constante.

L'énergie potentielle associée au poids est $mgz + cte$ et celle dont dérive la tension du ressort $\frac{1}{2}k(\ell - \ell_v)^2 + cte$. Dans le cas présent, la longueur du ressort $\ell = X$ et l'altitude $z = X \cos \alpha$, d'où l'expression de l'énergie potentielle totale :

$$E_p = mgX \cos \alpha + \frac{1}{2}k(X - \ell_v)^2 + C.$$

On prend par exemple $E_p = 0$ pour $X = \ell_v$ et on obtient l'expression de : $C = -mg\ell_v \cos \alpha$.

2. On exprime l'énergie mécanique :

$$E_m = \frac{1}{2}m\dot{X}^2 + mgX \cos \alpha + \frac{1}{2}k(X - \ell_v)^2 - mg\ell_v \cos \alpha.$$

Comme elle est constante, sa dérivée est nulle :

$$\frac{dE_m}{dt} = \dot{X}(m\ddot{X} + mg \cos \alpha + k(X - \ell_v)) = 0.$$

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

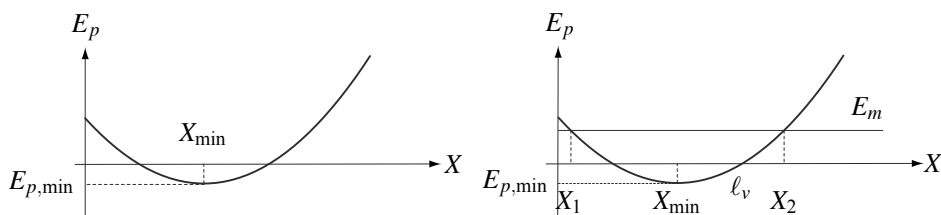
On exclut $\dot{X} = 0 \forall t$ qui correspond à l'immobilité, d'où l'équation du mouvement :

$$\ddot{X} + \frac{k}{m}X = \frac{k}{m}\ell_v - mg \cos \alpha.$$

3. Étude graphique.

a. Pour étudier la fonction E_p , on calcule sa dérivée $\frac{dE_p}{dX} = mg \cos \alpha + k(X - \ell_v)$. Elle s'annule pour $X = X_{\min} = \ell_v - \frac{mg \cos \alpha}{k}$ qui est bien positif d'après l'hypothèse de l'énoncé.

Cette position correspond à un minimum $E_{p,\min} = -\frac{(mg \cos \alpha)^2}{2k}$. On trace alors $E_p(x)$:



b. Comme l'énergie cinétique est positive ou nulle, le mouvement a lieu dans les zones telles que $E_m \geq E_p$; l'égalité correspond aux positions extrêmes. Sur la figure ci-dessus, on a tracé l'énergie mécanique égale à $\frac{1}{2}V_0^2$, car à $t = 0$ $E_p = 0$. Elle est supérieure à E_p en ℓ_v car l'énergie cinétique initiale n'est pas nulle.

Les points extrêmes atteints correspondent à une énergie cinétique nulle, donc :

$$E_m = E_p \implies \frac{1}{2}mV_0^2 = mgX \cos \alpha + \frac{1}{2}k(X - \ell_v)^2 - mg\ell_v \cos \alpha.$$

D'après la figure $X_1 > 0$ si $E_m < E_p(0)$ soit :

$$\frac{1}{2}mV_0^2 < \frac{1}{2}k\ell_v^2 - mg\ell_v \cos \alpha \implies V_0 < \pm \sqrt{\frac{\ell_v^2 - 2mg\ell_v \cos \alpha}{m}}.$$

En pratique le point O ne pourra pas être atteint à cause de la longueur minimale du ressort lorsque toutes les spires se touchent.

c. On obtient l'expression de la vitesse en écrivant que l'énergie mécanique à tout instant est égale sa valeur à $t = 0$:

$$\frac{1}{2}mV^2 + mgX \cos \alpha + \frac{1}{2}k(X - \ell_v)^2 - mg\ell_v \cos \alpha = \frac{1}{2}mV_0^2,$$

soit :

$$V = \pm \sqrt{V_0^2 - 2gX \cos \alpha - \frac{k(X - \ell_v)^2}{m} + 2g\ell_v \cos \alpha}.$$

Pour déterminer $X(t)$, on utilise l'équation du mouvement établie à la question 2. On pose $X_{\min} = \ell_v - \frac{mg \cos \alpha}{k}$ et $\omega_0 = \sqrt{k/m}$, d'où :

$$\ddot{X} + \omega_0^2 X = \omega_0^2 X_{\min} \implies X = X_{\min} + A \cos \omega_0 t + B \sin \omega_0 t.$$

On détermine les constantes à $t = 0$ soit, $X(0) = \ell_v = X_{\min} + A$ et $\dot{X}(0) = V_0 = \omega_0 B$ d'où :

$$X(t) = X_{\min} + (\ell_v - X_{\min}) \cos \omega_0 t + \frac{V_0}{\omega_0} \sin \omega_0 t.$$

16.8 Pendule simple modifié

Le référentiel du laboratoire est considéré galiléen. Les forces s'exerçant sur le système sont : le poids $m\vec{g}$ et la tension du fil $\vec{T}$.

1. Le théorème de la puissance mécanique appliqué au système dans la première phase donne :

$$\frac{dE_c}{dt} = \mathcal{P} \implies m\vec{v} \frac{d\vec{v}}{dt} = m\vec{g} \cdot \vec{v} + \vec{T} \cdot \vec{v}.$$

Sachant que pendant la première phase, le mouvement est circulaire de rayon L , on a $\vec{v} = L\dot{\theta}\vec{u}_\theta$. Ainsi, puisque $\vec{T}$ est perpendiculaire à $\vec{v}$, on trouve :

$$L^2\dot{\theta}\ddot{\theta} = -mgL\dot{\theta}\sin\theta.$$

En excluant l'immobilité ($\dot{\theta} = 0 \forall t$), on trouve l'équation classique du pendule simple :

$$\ddot{\theta} + \frac{g}{L}\sin\theta = 0.$$

2. Pour $\sin\theta \simeq \theta$, on trouve des oscillations sinusoïdales de pulsation $\omega_0 = \sqrt{g/L}$ et de période $T_0 = 2\pi/\omega_0$. Entre l'instant initial et t_1^- il y a un quart de période d'où :

$$\delta t_I = \frac{T_0}{4} = \frac{\pi}{2} \sqrt{\frac{L}{g}}.$$

3. La tension ne travaille pas et le poids est conservatif donc l'énergie mécanique E_m se conserve. L'énergie potentielle du poids a pour expression $mgz = -mgL\cos\theta$ si on la prend nulle en O . On écrit l'égalité des expressions de E_m à $t = 0$ et à t_1^- :

$$-mgL\cos\theta_0 = \frac{1}{2}mv_1^{-2} - mgL \implies v_1^- = -\sqrt{2gL(1 - \cos\theta_0)}.$$

La vitesse angulaire est donc $\omega_1^- = v_1^-/L$ soit $\omega_1^- = -\sqrt{\frac{2g(1 - \cos\theta_0)}{L}}$.

4. D'après l'énoncé $E_m(t_1^-) = E_m(t_1^+)$, donc puisque la position est pratiquement la même, l'énergie potentielle est la même et il y a égalité des énergies cinétiques d'où $v_1^- = v_1^+$. En revanche $\omega_1^+ = v_1^+/(2L/3)$ d'où :

$$\omega_1^+ = -\frac{3}{2}\sqrt{\frac{2g(1 - \cos\theta_0)}{L}}.$$

Du fait du raccourcissement brutal de la longueur de fil, la vitesse angulaire du pendule varie brutalement.

5. La deuxième phase correspond à un quart de période d'un pendule de longueur $2L/3$, donc

la durée est $\delta t_{II} = \frac{\pi}{2} \sqrt{\frac{2L}{3g}}.$

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

6. On écrit de nouveau l'égalité de l'énergie mécanique entre t_1^+ et t_2 sachant qu'à t_2 l'altitude z vaut $-\frac{L}{3} - \frac{2L}{3} \cos \theta_2$:

$$\frac{1}{2}mv_1^{+2} - mgL = -mg\frac{L}{3}(1 + 2 \cos \theta_2) \implies \cos \theta_2 = \frac{3 \cos \theta_0 - 1}{2}.$$

7. Après la phase 2, on effectue une phase 2' inversée par rapport à la phase 2 puis une phase 1' inversée par rapport à la phase 1 qui ramène le pendule dans sa position initiale. Le pendule repart alors pour un mouvement identique (mouvement périodique). Dans la réalité, l'oscillation va peu à peu s'amortir en raison des frottements.

La période T est la somme d'une demi période d'un pendule de longueur L et d'une demi période d'un pendule de longueur $2L/3$ soit $T = \pi \sqrt{\frac{L}{g}} \left(1 + \sqrt{\frac{2}{3}} \right)$.

8. Le portrait de phase d'un oscillateur sinusoïdal est une ellipse, donc ici on aura deux demi ellipses :

phase 1 :
$$\begin{cases} \theta = \theta_0 \cos \omega_0 t \\ \dot{\theta} = -\omega_0 \theta_0 \sin \omega_0 t \end{cases}$$

phase 2 :
$$\begin{cases} \theta = \theta_2 \cos \left(\sqrt{\frac{3}{2}} \omega_0 t + \phi \right) \\ \dot{\theta} = -\sqrt{\frac{3}{2}} \omega_0 \theta_2 \sin \left(\sqrt{\frac{3}{2}} \omega_0 t + \phi \right) \end{cases}$$

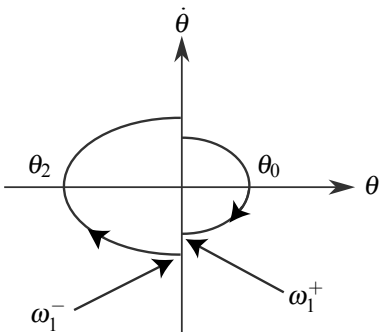


Figure 16.12

La discontinuité de la vitesse angulaire est due à la discontinuité de la longueur du fil.

16.9 Étude d'un oscillateur

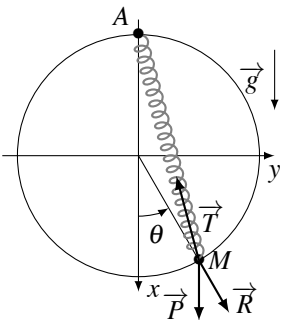
On étudie le mouvement du point M dans le référentiel terrestre galiléen.

1. Ce mouvement est entièrement déterminé par la donnée de l'angle θ . C'est un mouvement à un degré de liberté.

2. M est soumis à :

- son poids $\vec{P}$: force conservative ;
- la force de rappel élastique $\vec{T}$: force conservative ;
- la réaction du support $\vec{R}$ dont la puissance est nulle (elle est perpendiculaire à $\vec{v}$ à chaque instant).

3. Il suffit d'utiliser une seule loi physique pour étudier le mouvement. Étant donné que les forces qui travaillent sont conservatives, le théorème de l'énergie cinétique est le plus adapté à l'étude du mouvement.



4. a. L'angle $(\vec{AO}, \vec{AM})$ vaut $\frac{\theta}{2}$ et le triangle OAM est isocèle donc la longueur AM vaut :

$$AM = 2a \left| \cos \left(\frac{\theta}{2} \right) \right| = 2a \cos \left(\frac{\theta}{2} \right) \quad \text{pour } \theta \in]-\pi, \pi].$$

- b. L'énergie potentielle totale vaut la somme de l'énergie potentielle de pesanteur :

$$E_{pp} = -mga \cos \theta,$$

et de l'énergie potentielle élastique :

$$E_{pe} = \frac{1}{2}k(\ell - \ell_0)^2 = \frac{1}{2}k(AM - \ell_0)^2 = \frac{1}{2}k \left(2a \cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - \ell_0 \right)^2.$$

Elle vaut donc, à une constante près (choix arbitraire de la référence d'énergie potentielle) :

$$E_p = -mga \cos \theta + \frac{1}{2}k \left(2a \cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - \ell_0 \right)^2 \Rightarrow \frac{E_p}{ka^2} = -\frac{mg}{ka} \cos \theta + 2 \left(\cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - \frac{\ell_0}{2a} \right)^2.$$

Finalement :

$$\frac{E_p(\theta)}{A} + B = -\frac{mg}{ka} \cos \theta + 2 \left(\cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - \frac{\ell_0}{2a} \right)^2 = \xi(\theta),$$

ce qui est de la forme demandée avec $A = -ka^2$ et $B = 0$.

B est lié au choix arbitraire de référence d'énergie potentielle. Il est donc arbitraire.

5. a. Les positions d'équilibre correspondent aux points d'annulation de la dérivée l'énergie potentielle sans dimension $\xi(\theta)$. Pour $\eta = \frac{mg}{ka} < 1 - \frac{\ell_0}{2a}$:

$$\xi(\theta) = -\eta \cos \theta + 2 \left(\cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - \frac{\ell_0}{2a} \right)^2,$$

et sa dérivée vaut alors :

$$\begin{aligned} \frac{d\xi}{d\theta} &= \eta \sin \theta - 2 \sin \left(\frac{\theta}{2} \right) \left(\cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - \frac{\ell_0}{2a} \right) \\ &= 2\eta \sin \left(\frac{\theta}{2} \right) \cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - 2 \sin \left(\frac{\theta}{2} \right) \left(\cos \left(\frac{\theta}{2} \right) - \frac{\ell_0}{2a} \right) \\ &= 2 \sin \left(\frac{\theta}{2} \right) \left((\eta - 1) \cos \left(\frac{\theta}{2} \right) + \frac{\ell_0}{2a} \right). \end{aligned}$$

$\frac{d\xi}{d\theta}$ s'annule donc lorsque : $\sin \left(\frac{\theta}{2} \right) = 0$ ou $\cos \left(\frac{\theta}{2} \right) = \frac{\ell_0}{2a(1-\eta)}$. Cette dernière solution n'existe que si $\frac{\ell_0}{2a(1-\eta)} < 1 \Rightarrow \eta < 1 - \frac{\ell_0}{2a}$.

On pose θ_{eq} l'angle positif tel que $\cos \left(\frac{\theta_{eq}}{2} \right) = \frac{\ell_0}{2a(1-\eta)}$. Les positions d'équilibre, dans le cas où $\eta < 1 - \frac{\ell_0}{2a}$ sont alors : $\theta \in \{-\theta_{eq}, 0, \theta_{eq}\}$.

- b. Pour $\frac{\ell_0}{2a} = 0,4$, on trouve $1 - \frac{\ell_0}{2a} = 1 - 0,4 = 0,6$ et d'après la question précédente :

CHAPITRE 16 – ASPECTS ÉNERGÉTIQUES DE LA DYNAMIQUE DU POINT

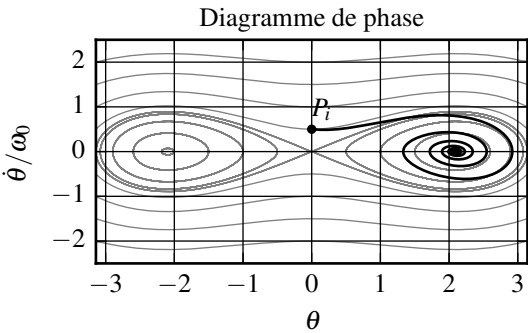
- $\eta = 0,2 < 0,6$ correspond à une situation à 3 positions d’équilibre donc 3 tangentes horizontales. Cela correspond à la courbe en trait plein ;
- $\eta = 1,0 > 0,6$ correspond à une situation à 1 position d’équilibre donc 1 tangente horizontale (les solutions $\theta = \pm\theta_{eq}$ de l’équation $\xi(\theta) = 0$ n’existent pas). Cela correspond à la courbe en trait pointillés.

c. Les positions d’équilibre stables correspondent à des minima d’énergie potentielle. Les positions $-\theta_{eq}$ et θ_{eq} de la courbe en trait plein sont donc stables, ainsi que la position $\theta = 0$ de la courbe en trait pointillé.

Les positions d’équilibre instables correspondent à des maxima d’énergie potentielle. La position $\theta = 0$ de la courbe en trait plein est donc instable.

d. Le diagramme de phase observé présente deux positions d’équilibre stables entourées d’ellipses en $\theta_{eq} = \pm 2,1$ et à une position d’équilibre instable en $\theta = 0$. Il est donc associé à la courbe d’énergie potentielle représentée en trait plein.

6. Le dispositif est représenté par le point P_i à l’instant $t = 0$ de coordonnées $\theta(0) = 0$ et $\left(\frac{\dot{\theta}}{\omega_0}\right)_{(0)} = 0,5$. L’allure d’une trajectoire de phase possible est donnée sur le graphe ci-dessous : elle correspond à un mouvement qui spirale autour d’une position d’équilibre stable et finit par s’y arrêter.



Mouvement dans un puits de potentiel

17

L'objet de ce chapitre est l'étude des mouvements dans un puits de potentiel, que l'on va définir. On y applique les résultats établis dans les chapitres précédents.

1 Mouvement conservatif dans un puits de potentiel

On définit un **puits de potentiel** comme une zone de l'espace qui entoure une position d'équilibre stable. On rappelle qu'en une telle position, l'énergie potentielle admet un minimum. Un puits de potentiel est donc une zone entourant un minimum d'énergie potentielle. Dans toute cette partie, on considère des mouvements pour lesquels les seules forces qui travaillent sont conservatives. On néglige ainsi systématiquement les forces de frottement.

1.1 Mouvement dans un puits de potentiel harmonique

On considère un objet modélisé par un point matériel M de masse m se déplaçant sur un axe (Ox) dans un référentiel $\mathcal{R}$ supposé galiléen. Cet objet se déplace dans un puits de potentiel harmonique de la forme :

$$E_p(x) = \frac{1}{2}kx^2.$$

On néglige toute force non conservative et notamment tout frottement. Les conditions initiales sont les suivantes : à l'instant $t = 0$, le mobile passe par le point d'abscisse $x = x_0$ avec une vitesse $\vec{v} = v_0\vec{u}_x$.

Remarque

Cette situation est un cas d'école auquel on peut très fréquemment se ramener.

Le point M n'est soumis qu'à des forces conservatives dont la résultante dérive de $E_p(x)$. Son mouvement est donc conservatif et son énergie mécanique est une intégrale première du mouvement :

$$E_m = \text{constante}.$$

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

Le mouvement de M a lieu sur l'axe (Ox) . Le point M est repéré par son vecteur position $\overrightarrow{OM} = x\vec{u}_x$ et sa vitesse vaut $\vec{v} = \dot{x}\vec{u}_x$. L'équation du mouvement donnée par la conservation de l'énergie mécanique s'écrit donc :

$$E_m = \frac{1}{2}mv^2 + E_p(x) = \frac{1}{2}m\dot{x}^2 + \frac{1}{2}kx^2 = \text{constante},$$

et on peut déterminer cette constante à l'instant initial : $E_m(t = 0) = \frac{1}{2}mv_0^2 + \frac{1}{2}kx_0^2 = E_{m_0}$.

a) Graphe énergétique

On peut alors tracer le graphe énergétique de ce mouvement en faisant apparaître l'énergie mécanique E_{m_0} . La courbe d'énergie potentielle est une parabole et la position $x = 0$ est un minimum d'énergie potentielle. Il s'agit donc d'une position d'équilibre stable. L'ensemble des positions accessibles vérifie $E_{m_0} > E_p(x)$. C'est un segment $[-X_m, X_m]$ symétrique par rapport à la position d'équilibre. La trajectoire est une trajectoire liée et le mobile M oscille périodiquement avec une amplitude X_m autour de sa position d'équilibre.

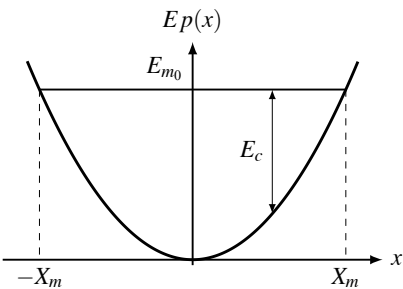


Figure 17.1 – Potentiel harmonique.

Pour le mouvement d'énergie mécanique E_{m_0} , le point $x = X_m$ est un point où l'énergie cinétique E_c s'annule. C'est donc un point de vitesse nulle et X_m vérifie :

$$E_p(x = X_m) = \frac{1}{2}kX_m^2 = E_{m_0} = \frac{1}{2}mv_0^2 + \frac{1}{2}kx_0^2 \quad \implies \quad X_m = \sqrt{x_0^2 + \frac{m}{k}v_0^2}.$$

b) Trajectoire de phase

On peut alors réécrire l'équation du mouvement en introduisant l'amplitude X_m :

$$\frac{1}{2}kx^2 + \frac{1}{2}m\dot{x}^2 = \frac{1}{2}kX_m^2$$

puis divisant cette équation par $\frac{1}{2}k$ et en posant $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$:

$$\omega_0^2 x^2 + \dot{x}^2 = \omega_0^2 X_m^2. \quad \iff \quad \frac{x^2}{X_m^2} + \frac{\dot{x}^2}{(\omega_0 X_m)^2} = 1.$$

On reconnaît l'équation cartésienne d'une ellipse du plan de phase $(x, \dot{x})$ dont la forme générale est décrite dans l'appendice mathématique :

$$\frac{x^2}{a^2} + \frac{\dot{x}^2}{b^2} = 1,$$

avec ici $a = X_m$ et $b = \omega_0 X_m$. La trajectoire de phase d'un mouvement harmonique est une ellipse.

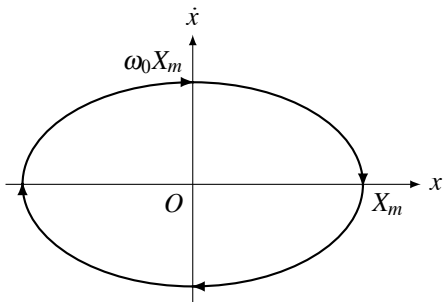


Figure 17.2 – Trajectoire de phase du mouvement de M.

La trajectoire de phase est une courbe fermée. Le mouvement est donc périodique. Par ailleurs, l'amplitude est nécessairement égale à X_m .

c) Équation horaire du mouvement

L'équation énergétique du mouvement $E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2} m \dot{x}^2 + \frac{1}{2} k x^2$ a déjà été étudiée dans le chapitre sur l'oscillateur harmonique. On obtient l'équation du mouvement en la dérivant par rapport au temps. On pose $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$ et elle se met sous la forme :

$$\ddot{x} + \omega_0^2 x = 0.$$

C'est l'équation du mouvement d'un oscillateur harmonique de pulsation propre $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$. Les solutions de cette équation ont été étudiées en détail au chapitre sur l'oscillateur harmonique. Elles présentent des oscillations sinusoïdales de pulsation ω_0 que l'on écrit :

$$x(t) = X_m \cos(\omega_0 t + \varphi_0).$$

À l'aide des conditions initiales, on trouve les expressions de X_m et de φ_0 :

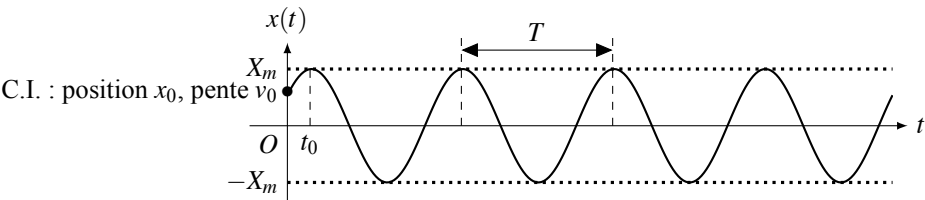


Figure 17.3 – Évolution temporelle de la position x du mobile.

$$X_m = \sqrt{x_0^2 + \left(\frac{v_0}{\omega_0}\right)^2} \quad \text{et} \quad \varphi_0 \text{ vérifie } \begin{cases} \cos \varphi_0 = \frac{x_0}{X_m} \\ \sin \varphi_0 = -\frac{v_0}{\omega_0 X_m} \end{cases}.$$

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

Le mouvement de M présente des oscillations sinusoïdales de période $T = \frac{2\pi}{\omega_0} = 2\pi\sqrt{\frac{m}{k}}$, d'amplitude X_m et de phase à l'origine φ_0 . La figure 17.3 représente l'évolution de son abscisse $x(t)$ au cours du temps.

Dans un puits de potentiel harmonique $E_p(x) = \frac{1}{2}kx^2$, un mobile de masse m est animé d'oscillations sinusoïdales dont la période $T = 2\pi\sqrt{\frac{m}{k}}$ ne dépend pas de l'amplitude. On parle d'**isochronisme** des oscillations.

1.2 Mouvement dans un puits de potentiel quelconque

a) Mouvement de faible amplitude au voisinage d'une position d'équilibre stable

On considère une particule ponctuelle de masse m soumise à la seule force $\vec{F}$ conservative dirigée selon le vecteur $\vec{u}_x$ et ne dépendant que de x . Cette force dérive de l'énergie potentielle E_p ne dépendant que d'un paramètre de position x . On a établi dans le chapitre précédent :

$$\vec{F} = F_x(x)\vec{u}_x \quad \text{avec} \quad F_x(x) = -\frac{dE_p}{dx}.$$

On a également établi qu'en un point d'équilibre stable d'abscisse x_{eq} , la force $\vec{F}$ s'annule et l'énergie potentielle admet un minimum. Dans le cas où $E_p(x)$ est deux fois dérivable et où sa dérivée seconde n'est pas nulle en $x = x_{eq}$, on en a déduit que :

$$\left(\frac{dE_p}{dx}\right)_{x=x_{eq}} = 0 \quad \text{et} \quad \left(\frac{d^2E_p}{dx^2}\right)_{x=x_{eq}} > 0.$$

Même si la force $\vec{F}$ n'est pas une force de rappel élastique, on va montrer que, sous réserve de ne pas trop s'éloigner de la position d'équilibre stable d'abscisse x_{eq} , on peut assimiler le mouvement du mobile au mouvement obtenu dans un puits de potentiel harmonique.

Graphiquement, cette approximation revient à assimiler l'énergie potentielle tracée en trait plein sur la figure 17.4 au potentiel harmonique tangent de forme parabolique tracé en pointillés sur la même figure. Il est visible que cette approximation n'est valable qu'au voisinage du minimum d'énergie potentielle.

Analytiquement, on peut effectuer un développement limité à l'ordre 2 de l'énergie potentielle au voisinage d'une position d'équilibre stable x_{eq} :

$$E_p(x) = E_p(x_{eq}) + (x - x_{eq}) \left(\frac{dE_p}{dx}\right)_{x=x_{eq}} + \frac{(x - x_{eq})^2}{2} \left(\frac{d^2E_p}{dx^2}\right)_{x=x_{eq}}. \quad (17.1)$$

Le fait d'effectuer un développement limité restreint la validité de l'étude qui en découle à de faibles écarts à la position d'équilibre x_{eq} .

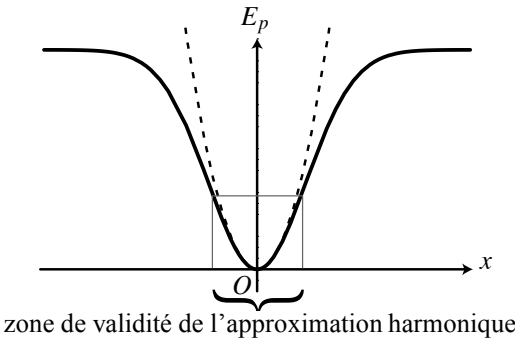


Figure 17.4 – Puits de potentiel (trait plein) et son approximation harmonique valable au voisinage du minimum d'énergie potentielle (en pointillé).

En utilisant le fait que $\left(\frac{dE_p}{dx}\right)_{x=x_{eq}} = 0$, en notant $k = \left(\frac{d^2E_p}{dx^2}\right)_{x=x_{eq}} > 0$ et en restant au voisinage de x_{eq} , l'équation (17.1) permet d'assimiler la fonction $E_p(x)$ à une parabole d'équation :

$$E_p(x) = E_p(x_{eq}) + k \frac{(x - x_{eq})^2}{2}.$$

L'énergie potentielle étant définie à une constante près, il est toujours possible de choisir la référence des énergies potentielles en $x = x_{eq}$ pour fixer $E_p(x_{eq}) = 0$. En posant $X = x - x_{eq}$, ce qui revient à décaler l'origine de l'axe des x à la position d'équilibre, on peut ensuite réécrire l'énergie potentielle sous la forme :

$$E_p(X) = \frac{1}{2}kX^2.$$

On peut assimiler le potentiel au voisinage de la position x_{eq} à un potentiel harmonique de constante de rappel élastique $k = \left(\frac{d^2E_p}{dx^2}\right)_{x=x_{eq}}$. On est alors ramené au cas d'école du paragraphe précédent.

Les mouvements de faibles amplitudes au voisinage d'une position d'équilibre stable peuvent être assimilés à des mouvements d'oscillations harmoniques centrées sur la position d'équilibre x_{eq} et de pulsation $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$ où la constante de rappel élastique k est donnée par la relation :

$$k = \left(\frac{d^2E_p}{dx^2}\right)_{x=x_{eq}}.$$

b) Mouvements de grande amplitude dans un puits de potentiel quelconque

On a vu dans le paragraphe précédent que les mouvements de faible amplitude au voisinage d'une position d'équilibre stable peuvent être modélisés par des mouvements dans un puits de

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

potentiel harmonique. On se pose ici la question de savoir ce qui change lorsque l'amplitude des oscillations est trop grande pour pouvoir réaliser cette approximation.

On rappelle les caractéristiques essentielles du mouvement harmonique : il s'agit d'oscillations périodiques, de forme sinusoïdale et de période indépendante de l'amplitude. On va montrer que, lorsque la forme du potentiel n'est plus harmonique, le mouvement est toujours constitué d'oscillations, mais que ces oscillations ne sont ni sinusoïdales, ni isochrones.

Pour visualiser ces changements, on trace les solutions, obtenues par résolution numérique, des mouvements de grande amplitude dans le puits de potentiel de la figure 17.4. Ce puits est de la forme :

$$E_p(x) = E_0 \left(1 - \exp \left(- \left(\frac{x}{L} \right)^2 \right) \right),$$

ce qui fournit une échelle d'énergie E_0 qui caractérise la profondeur du puits de potentiel et une échelle de longueur L qui caractérise sa largeur. Pour un mobile de masse m , on trouve

alors une échelle de vitesse $v_0 = \sqrt{\frac{E_0}{m}}$ puisqu'une énergie est égale au produit d'une masse par une vitesse au carré. On en déduit une échelle de temps $t_0 = \frac{L}{v_0} = L \sqrt{\frac{m}{E_0}}$.

On peut alors écrire l'équation du mouvement en appliquant le principe fondamental de la dynamique projeté sur l'axe (Ox) :

$$\frac{d(m\dot{x})}{dt} = -\frac{dE_p}{dx} = -E_0 \frac{2x}{L^2} \exp \left(- \left(\frac{x}{L} \right)^2 \right).$$

On introduit les grandeurs adimensionnées $x^* = \frac{x}{L}$ et $t^* = \frac{t}{t_0}$ et on obtient l'équation différentielle du mouvement adimensionnée :

$$\frac{mL}{t_0^2} \frac{d^2(x^*)}{dt^{*2}} = -\frac{2E_0}{L} x^* \exp(-x^{*2}) \quad \Longleftrightarrow \quad \frac{d^2 x^*}{dt^{*2}} = -2x^* \exp(-x^{*2})$$

que l'on peut résoudre numériquement. Les courbes de la figure 17.5 sont établies avec comme condition initiale : $x(t=0) = 0$ et $\dot{x}(t=0) > 0$.

Les courbes en trait plein noir correspondent à l'énergie mécanique E_{m1} faible. Le mouvement est alors de faible amplitude et quasi-sinusoïdal de période $T^* \simeq 4,5$. Les courbes en trait pointillé correspondent à une énergie mécanique E_{m2} plus importante. L'amplitude et la période du mouvement augmentent toutes les deux. La période atteint $T^* \simeq 5,8$. Les courbes en trait plein gris correspondent à l'énergie mécanique E_{m3} encore plus grande. L'amplitude et la période augmentent encore. La période atteint $T^* \simeq 10,9$. La trajectoire de phase n'est clairement plus elliptique.

On peut noter que, dans l'approximation harmonique, les mouvements de faible amplitude sont sinusoïdaux de pulsation $\omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}}$ où $k = \left(\frac{d^2 E_p}{dx^2} \right)_{x=0} = 2 \frac{E_0}{L^2} = 2 \frac{m}{t_0^2}$ soit $\omega_0 = \frac{\sqrt{2}}{t_0}$.

La période $T = \frac{2\pi}{\omega_0} = \sqrt{2}\pi t_0$ correspond alors à $T^* = \sqrt{2}\pi \simeq 4,5$.

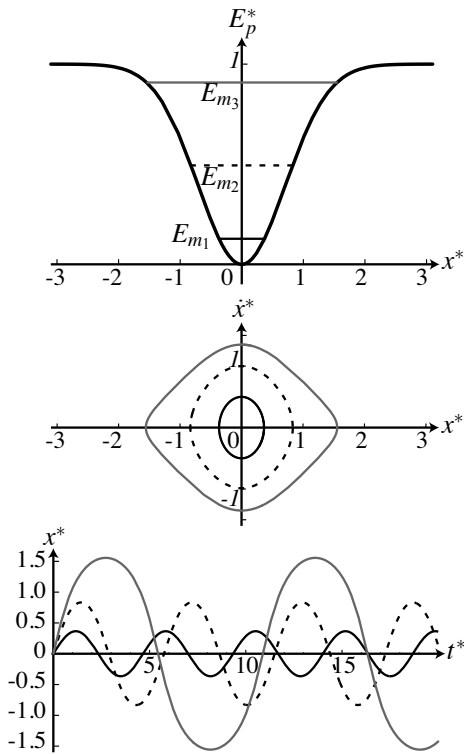


Figure 17.5 – Mouvement dans un potentiel non harmonique pour trois énergies mécaniques différentes.

On remarque l'évolution de la période des oscillations avec l'amplitude, ce qui prouve que l'isochronisme des oscillations n'est pas vérifié par les mouvements de grande amplitude. Par ailleurs, la forme des oscillations évolue également, ce qui est particulièrement visible sur les trajectoires de phase. Les oscillations de grande amplitude ne sont plus sinusoïdales.

La présence de mouvements d'oscillations sinusoïdales isochrones est une signature des mouvements dans des potentiels rigoureusement ou quasiment harmoniques.

c) Condition de sortie d'un puits de potentiel

On se pose maintenant la question de savoir quelle énergie il est nécessaire de procurer au mobile pour qu'il puisse sortir d'un puits de potentiel. La réponse est directement issue du théorème de l'énergie mécanique et du signe positif de l'énergie cinétique :

$$E_m = E_p + E_c \geq E_p.$$

Pour que le mobile puisse accéder à tous les points, il faut donc que son énergie mécanique dépasse la plus haute valeur de l'énergie potentielle. Pour franchir une barrière de potentiel de profondeur E_0 , il doit donc avoir une énergie mécanique supérieure à E_0 (voir figure 17.6).

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

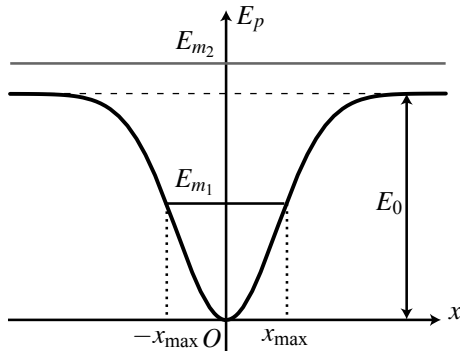


Figure 17.6 – Puits de potentiel. Avec l'énergie mécanique E_{m_1} , le mobile est confiné entre les abscisses $x_{\max}$ et $-x_{\max}$. Avec l'énergie mécanique E_{m_2} , il peut sortir du puits et accéder à l'ensemble des positions.

2 Mouvements dans un puits de potentiel : influence des frottements

Dans la partie précédente, on n'a pas tenu compte des forces de frottement. Or les frottements existent toujours mais se font plus ou moins ressentir. On s'intéresse ici au cas où on peut les modéliser par une force proportionnelle à la vitesse :

$$\vec{f} = -\lambda \vec{v}.$$

On restreint l'étude aux mouvements dans un puits de potentiel harmonique pour lequel la résolution analytique est possible. On peut envisager d'autres formes de potentiels mais il faudra alors chercher des solutions numériques.

2.1 Équation différentielle du mouvement

On reprend le puits de potentiel harmonique étudié au paragraphe 1. L'énergie mécanique du système vaut alors $E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}m\dot{x}^2 + \frac{1}{2}kx^2$. Le mouvement est à un seul degré de liberté et on le résout à l'aide du théorème de l'énergie cinétique :

$$\frac{d(E_c + E_p)}{dt} = \mathcal{P}(\vec{f}_{NC}), \tag{17.2}$$

où $\mathcal{P}(\vec{f}_{NC})$ est la puissance des forces non conservatives, c'est-à-dire ici des frottements fluides. On calcule alors :

$$\frac{d(E_c + E_p)}{dt} = m\dot{x}\ddot{x} + kx\dot{x},$$

et

$$\mathcal{P}(\vec{f}_{NC}) = \mathcal{P}(\vec{f}) = \vec{f} \cdot \vec{v} = -\lambda \vec{v} \cdot \vec{v} = -\lambda \dot{x}^2,$$

que l'on remplace dans l'équation (17.2) pour aboutir à $m\dot{x}\ddot{x} + kx\dot{x} = -\lambda \dot{x}^2$. On simplifie ensuite par $\dot{x}$ qui correspond à un point M immobile à tout instant et l'équation différentielle

du mouvement devient :

$$\ddot{x} + \frac{\lambda}{m}\dot{x} + \frac{k}{m}x = 0 \Leftrightarrow \frac{d^2x}{dt^2} + \frac{\lambda}{m}\frac{dx}{dt} + \frac{k}{m}x = 0.$$

Il s'agit de l'équation différentielle d'un oscillateur amorti.

On a déjà rencontré ce type d'équation différentielle lors de l'étude du régime libre du circuit *RLC* série dans le chapitre *Circuit linéaire du second ordre*. La tension u_C aux bornes du condensateur vérifiait alors l'équation différentielle :

$$\frac{d^2u_C}{dt^2} + \frac{R}{L}\frac{du_C}{dt} + \frac{1}{LC}u_C = 0,$$

et on l'avait écrite sous forme canonique :

$$\frac{d^2u_C}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q}\frac{du_C}{dt} + \omega_0^2u_C = 0.$$

On va procéder de même ici.

En pratique, les phénomènes oscillatoires sont présents dans divers domaines de la physique et il arrive souvent que l'on puisse les modéliser par une équation différentielle du type oscillateur amorti. Lorsque c'est le cas, le modèle étant identique, ses prévisions seront analogues à celles que l'on a établi dans le chapitre *Circuit linéaire du second ordre*. Tous les phénomènes étudiés en électricité (existence de trois régimes transitoires dépendant de l'importance de la dissipation, phénomène de résonance, etc. . .) peuvent alors exister de manière analogue. On étudie ici l'influence des frottements sur la nature des régimes libres observés.

2.2 Équation caractéristique et observation

a) Équation caractéristique

L'équation du mouvement :

$$\ddot{x} + \frac{\lambda}{m}\dot{x} + \frac{k}{m}x = 0,$$

peut être écrite sous une forme dite canonique :

$$\ddot{x} + \frac{\omega_0}{Q}\dot{x} + \omega_0^2x = 0,$$

(17.3)

ce qui revient à introduire la pulsation propre ω_0 et le facteur de qualité Q tels que :

$$\begin{cases} \omega_0^2 = \frac{k}{m} \\ \frac{\omega_0}{Q} = \frac{\lambda}{m} \end{cases} \quad \text{soit} \quad \begin{cases} \omega_0 = \sqrt{\frac{k}{m}} \\ Q = \frac{\sqrt{km}}{\lambda} \end{cases}.$$

On utilise cette notation dans toute la suite mais d'autres écritures peuvent être adoptées. On peut notamment utiliser la forme canonique suivante :

$$\frac{\ddot{x}}{\omega_0^2} + 2\xi\frac{\dot{x}}{\omega_0} + x = 0,$$

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

ce qui revient à utiliser ω_0 et un facteur d'amortissement ξ relié à Q par la relation : $\xi = \frac{1}{2Q}$.

b) Observation de régimes différents selon la valeur de Q

La figure 17.7 illustre les différents comportements adoptés par le système en fonction de la valeur du facteur de qualité Q . Pour ces graphiques, on a choisi $x(t = 0) = x_0$ et $\dot{x}(t = 0) = 0$ comme conditions initiales. On étudie donc le **régime libre** de l'oscillateur amorti qui, éloigné d'une distance x_0 de sa position d'équilibre, y retourne librement. On se sert de x_0 pour définir une longueur sans dimension $x^* = \frac{x}{x_0}$ et de la période propre $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}$ pour définir un temps sans dimension $t^* = \frac{t}{T_0}$. La vitesse sans dimension est alors $\dot{x}^* = \frac{dx^*}{dt^*} = \dot{x} \frac{T_0}{x_0}$. Enfin, on définit l'énergie mécanique initiale E_0 comme échelle d'énergie et on trace $E_c^* = \frac{E_c}{E_0}$ et $E_p^* = \frac{E_p}{E_0}$. On distingue :

- un cas où l'on observe des oscillations dont l'amplitude diminue au cours du temps appelé **régime pseudo-périodique** ;
- un cas où l'on n'observe pas d'oscillations appelé **régime aperiodique**.

Un cas limite appelé **régime critique** sépare les deux cas précédents. Il n'est pas représenté mais ressemble fortement au régime aperiodique.

2.3 Résolution : les trois régimes

La méthode de résolution de l'équation différentielle (17.3) est détaillée dans l'annexe mathématique et a été pratiquée en électricité. On introduit l'équation caractéristique associée :

$$r^2 + \frac{\omega_0}{Q}r + \omega_0^2 = 0, \quad \text{de discriminant } \Delta = \left(\frac{\omega_0}{Q}\right)^2 - 4\omega_0^2 = (2\omega_0)^2 \left(\frac{1}{4Q^2} - 1\right).$$

On distingue plusieurs types de solutions suivant le signe du discriminant.

a) Régime pseudo-périodique

Il s'agit du cas où le discriminant est négatif :

$$\Delta < 0 \Leftrightarrow Q > \frac{1}{2} \Leftrightarrow \lambda < \frac{1}{2\sqrt{km}}.$$

Cela correspond donc au cas où le frottement défini grâce au coefficient λ est faible. On peut noter que l'oscillateur harmonique correspond à la limite $\lambda = 0$. Les deux racines de l'équation caractéristique sont complexes conjuguées :

$$r_{\pm} = -\frac{\omega_0}{2Q} \pm i\omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} = -\frac{\omega_0}{2Q} \pm i\omega,$$

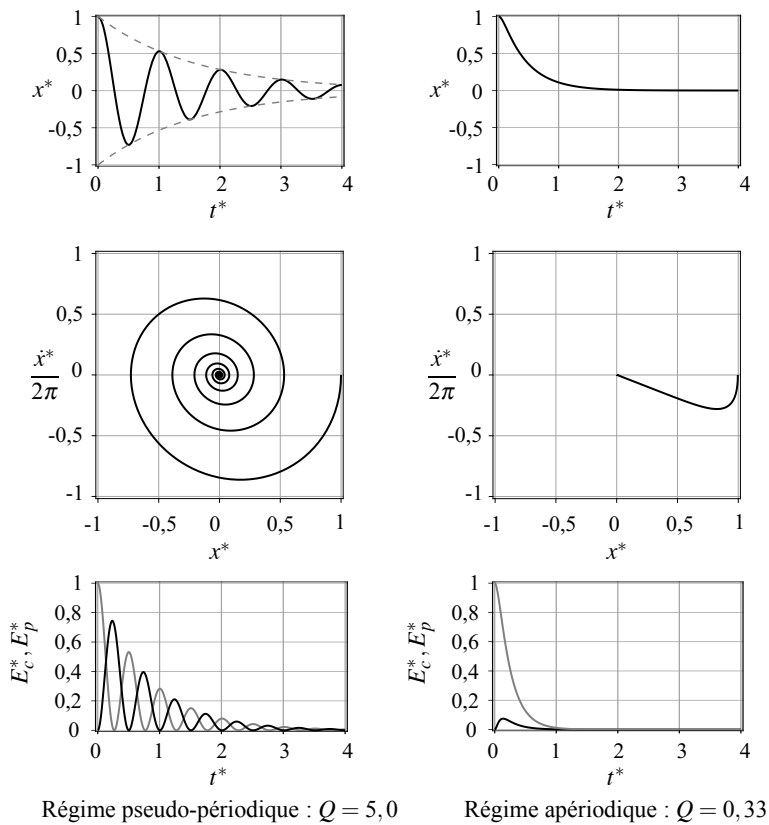


Figure 17.7 – Différents comportements du système. De haut en bas : évolution temporelle de x^* , trajectoire de phase et évolution temporelle des énergies cinétiques (courbe noire) et potentielle (courbe grise).

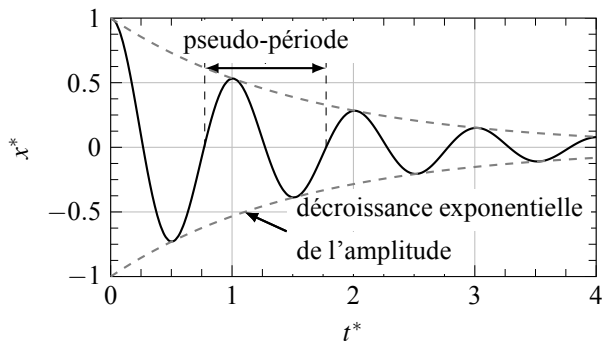


Figure 17.8 – Régime pseudo-périodique. $Q = 5,0$; $x^*(t = 0) = 1$ et $\dot{x}^*(t = 0) = 0$.

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

et la solution de l'équation différentielle s'écrit :

$$x(t) = X_m \exp\left(-\frac{\omega_0}{2Q}t\right) \cos(\omega t + \varphi_0),$$

où (X_m, φ_0) sont des constantes à déterminer à partir des conditions initiales.

La solution que l'on a représentée sur la figure 17.8 est le produit d'une fonction d'amplitude : $A(t) = X_m \exp\left(-\frac{\omega_0}{2Q}t\right)$ qui diminue au cours du temps, par un terme d'oscillations sinusoïdales : $\cos(\omega t + \varphi_0)$. Elle correspond à des oscillations dont l'amplitude diminue au cours du temps. Cela justifie l'appellation de **régime pseudo-périodique** donnée à ce type de solutions. L'amplitude $A(t)$ des oscillations décroît de façon exponentielle avec un temps caractéristique $\tau = \frac{2Q}{\omega_0}$.

Pour caractériser les oscillations d'amplitude décroissante, on définit deux grandeurs : la **pseudo-période** et le **décroissement logarithmique**.

La pseudo-période Elle caractérise la durée d'une oscillation et mesure la période du terme oscillant $\cos(\omega t + \varphi_0)$ qui vaut :

$$T = \frac{2\pi}{\omega} = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}.$$

$\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} < 1$ donc $T > \frac{2\pi}{\omega_0} = T_0$ où T_0 est la période de l'oscillateur harmonique associé ou période propre. La pseudo-période est un peu plus longue que la période propre.

Le décroissement logarithmique Il caractérise l'amortissement des oscillations et mesure la diminution de leur amplitude pendant une pseudo-période :

$$\delta = \ln\left(\frac{A(t)}{A(t+T)}\right) = \ln\left(\frac{A(t)}{A(t) \exp\left(-\frac{\omega_0}{2Q}T\right)}\right) = \frac{\omega_0}{2Q}T = \frac{\pi}{Q \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}.$$

Cas d'un amortissement faible Dans le cas d'un amortissement faible, caractérisé par la présence de nombreuses oscillations avant l'arrêt du mobile, $Q \gg 1$. On obtient alors :

$$T \simeq \frac{2\pi}{\omega_0} = T_0 \quad \text{et} \quad \delta \simeq \frac{\pi}{Q}.$$

La mesure de la pseudo-période T et du décroissement logarithmique δ donne directement accès à la pulsation propre ω_0 et au facteur de qualité Q . Les paramètres de l'équation différentielle sont donc immédiatement accessibles à la mesure.

À la limite où il n'y a pas de frottement, la période est rigoureusement égale à la période propre ($T = T_0$) et l'amplitude des oscillations est constante ($\delta = 0$), ce qui est cohérent.

Évaluation rapide du facteur de qualité L'amplitude des oscillations décroît de façon exponentielle avec un temps caractéristique $\tau = \frac{2Q}{\omega_0}$. Lorsque le facteur de qualité Q est suffisamment grand (en pratique supérieur à 3), le nombre d'oscillations observables correspond approximativement à $Q \pm 1$. En effet, pour Q grand, la durée d'une oscillation vaut $T \simeq T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}$.

Après Q oscillations, il s'est donc écoulé le temps $\Delta t = Q \frac{2\pi}{\omega_0} = \pi \frac{2Q}{\omega_0}$ et l'amplitude $A(t)$ est réduite à $\exp(-\pi) \simeq 4.10^{-2}$ fois sa valeur initiale. Si l'amplitude initiale représente 5 cm, l'amplitude vaut 2 mm après Q oscillations. L'amplitude des oscillations suivantes est encore plus petite ce qui les rend difficiles à voir.

Remarque

Un oscillateur de bonne qualité présente un grand nombre d'oscillations avant de s'arrêter. Son facteur de qualité est grand.

b) Régime apériodique

Il s'agit du cas où le discriminant est positif :

$$\Delta > 0 \Leftrightarrow Q < \frac{1}{2} \Leftrightarrow \lambda > \frac{1}{2\sqrt{km}}.$$

Cela correspond donc au cas où le frottement défini grâce au coefficient λ est fort. L'équation caractéristique admet alors deux racines réelles :

$$r_{\pm} = -\frac{\omega_0}{2Q} \pm \omega_0 \sqrt{\frac{1}{4Q^2} - 1} = -\frac{\omega_0}{2Q} \pm \frac{\omega_0}{2Q} \sqrt{1 - 4Q^2}.$$

Comme $\frac{\omega_0}{2Q} > \frac{\omega_0}{2Q} \sqrt{1 - 4Q^2}$, les deux racines sont négatives et la solution de l'équation différentielle :

$$x(t) = X_+ \exp(r_+ t) + X_- \exp(r_- t)$$

est la somme de deux exponentielles décroissantes. L'amplitude diminue au cours du temps sans que n'apparaissent d'oscillations. Cela correspond bien à ce que l'on observe sur la figure 17.9 et justifie l'appellation **régime apériodique** donnée à ce type de solutions.

c) Régime critique

Ce régime est un cas limite qui sépare les deux cas précédents. Il correspond à $\Delta = 0$ soit $Q = \frac{1}{2}$. L'équation caractéristique admet la racine double $r = -\omega_0$ et la solution s'écrit :

$$x(t) = (\lambda t + \mu) \exp(-\omega_0 t),$$

où λ et μ sont des constantes à déterminer à partir des conditions initiales.

L'allure est la même que pour le régime apériodique et on n'observe pas d'oscillations.

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN PUIT DE POTENTIEL

2.4 Évaluation rapide de la durée des différents régimes

La valeur d’une exponentielle décroissante de la forme $\exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ de temps caractéristique τ est réduite à 1% de sa valeur initiale après une durée $\Delta t = -\tau \ln\left(\frac{1}{100}\right) \simeq 4,6\tau$.

- pour le régime pseudo-périodique, les oscillations voient leur amplitude décroître de façon exponentielle avec un temps caractéristique $\tau_1 = \frac{2Q}{\omega_0}$. L’amplitude est réduite à 1% de sa valeur initiale au bout d’une durée $\Delta t_1 = 4,6\frac{2Q}{\omega_0}$;
- pour le régime apériodique, les deux termes décroissent de façon exponentielle avec des temps caractéristiques $-\frac{1}{r_+}$ et $-\frac{1}{r_-}$. La décroissance est limitée par le terme qui possède la plus grande constante de temps, à savoir $\tau_2 = -\frac{1}{r_+} = \frac{2Q}{\omega_0} \frac{1}{1 - \sqrt{1 - 4Q^2}}$. Ce terme est réduit à 1% de sa valeur initiale au bout d’une durée $\Delta t_2 = 4,6\tau_2$;
- pour le régime critique, la solution comporte un terme exponentiel de temps caractéristique $\tau_3 = \frac{1}{\omega_0}$. Il est réduit à 1% de sa valeur initiale au bout d’une durée $\Delta t_3 = 4,6\tau_3$;

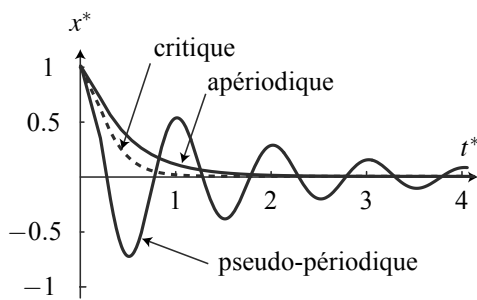


Figure 17.9 – Comparaison des durées des trois régimes.

On peut voir sur la figure 17.9 que, pour une période propre donnée, le régime critique est celui pour lequel le retour en $x = 0$ sans oscillations est le plus rapide. On cherche donc à se rapprocher de ce cas lorsque l’on veut que le système revienne rapidement à l’équilibre. Cette propriété est expliquée par les inégalités suivantes :

$$\tau_3 < \tau_1 \text{ pour } Q > \frac{1}{2} \quad \text{et} \quad \tau_3 < \tau_2 \text{ pour } Q < \frac{1}{2}.$$

Il faut noter qu’on a raisonné ici uniquement sur l’amplitude de la solution pseudo-périodique. Quand on étudie plus finement ce cas, on montre qu’il permet de revenir plus rapidement en $x = 0$, à condition que le système puisse osciller sans dommage. Pour une analyse plus complète, on peut se reporter au chapitre *Circuit linéaire du second ordre* où on définit précisément le temps de réponse à 5% qui permet de comparer la durée de chacun des régimes transitoires.

Exemple

Les amortisseurs sont destinés à ramener une voiture rapidement à l'équilibre sans oscillations excessives. On les règle pour qu'ils fonctionnent quasiment au régime critique.

2.5 Aspects énergétiques

a) Variations d'énergie

À partir des expressions de $x(t)$ obtenues précédemment, on peut tracer les différentes énergies en fonction du temps, c'est-à-dire :

- l'énergie cinétique : $E_c = \frac{1}{2}m\dot{x}^2$;
- l'énergie potentielle : $E_p = \frac{1}{2}kx^2 = \frac{1}{2}m\omega_0^2 x^2$ car $k = m\omega_0^2$;
- l'énergie mécanique : $E_m = E_c + E_p$.

La figure 17.10 représente l'évolution de ces différentes énergies dans le cas d'un régime pseudo-périodique.

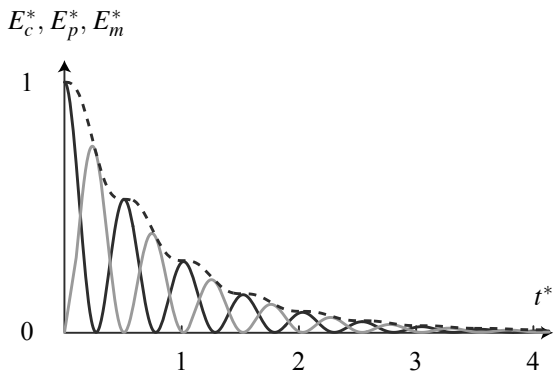


Figure 17.10 – Évolution des énergies cinétiques (courbe noire), potentielle (courbe grise) et mécanique (tirets) pour $Q = 5, 0$.

Dans ce cas, on connaît $x(t) = A(t) \cos(\omega t + \varphi_0)$ où $A(t) = X_m \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ avec $\tau = \frac{2Q}{\omega_0}$. On en déduit :

$$E_p(t) = \frac{1}{2}m\omega_0^2 A^2(t) \cos^2(\omega t + \varphi_0) = \frac{1}{2}m\omega_0^2 A^2(t) \frac{1}{2} (1 + \cos(2\omega t + 2\varphi_0)).$$

L'énergie potentielle présente des oscillations dont l'amplitude diminue au cours du temps. La pseudo-période des oscillations vaut $\frac{T}{2}$ et l'amplitude décroît de façon exponentielle avec un temps caractéristique $\tau' = \frac{\tau}{2}$ car $A^2(t) = X_m^2 \exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right)$.

L'énergie cinétique présente les mêmes caractéristiques mais est en opposition de phase. Au final, l'énergie mécanique n'oscille quasiment plus et présente quasiment une décroissance exponentielle de temps caractéristique τ' .

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

b) Origine de la variation d'énergie mécanique

En appliquant le théorème de l'énergie cinétique, on obtient :

$$\frac{d(E_c + E_p)}{dt} = \mathcal{P}(\overrightarrow{f_{NC}}) = -\lambda \dot{x}^2 < 0,$$

où $\mathcal{P}(\overrightarrow{f_{NC}})$ est la puissance des forces non conservatives, soit ici la puissance des forces de frottement. L'énergie mécanique du point matériel diminue sous l'action des frottements. Elle est dissipée sous forme de chaleur.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- puits de potentiel, barrière de potentiel
- puits de potentiel harmonique
- savoir que les mouvements harmoniques sont isochrones et présentent des trajectoires de phase elliptiques
- savoir que seules les forces linéaires dérivent d'un potentiel harmonique
- savoir qu'un puits de potentiel quelconque peut être assimilé à un puits harmonique au voisinage de son minimum
- savoir que les mouvements de faibles amplitudes au voisinage d'une position d'équilibre stable peuvent être assimilés à des oscillations harmoniques
- définition d'un oscillateur amorti
- forme canonique de l'équation différentielle d'un oscillateur amorti en terme de pulsation propre et de facteur de qualité
- différents régimes libres possibles
- nature du régime libre en fonction de la valeur du facteur de qualité

SAVOIR-FAIRE

- identifier les mouvements au voisinage d'une position d'équilibre stable aux mouvements d'un oscillateur harmonique
- mettre en évidence des forces non linéaires par la perte d'isochronisme et les déformations des trajectoires de phase
- évaluer l'énergie minimale nécessaire pour franchir une barrière de potentiel
- écrire sous forme canonique l'équation différentielle d'un oscillateur amorti
- identifier la pulsation propre et le facteur de qualité
- déterminer le polynôme caractéristique associé et en trouver les racines
- déterminer la réponse détaillée dans le cas d'un régime libre
- déterminer un ordre de grandeur de la durée du régime transitoire selon la valeur du facteur de qualité

MOTS-CLÉS

- | | | |
|--------------------------|------------------------|----------------------|
| • puits de potentiel | • effets non-linéaires | • facteur de qualité |
| • barrière de potentiel | • oscillateur amorti | • régime libre |
| • oscillateur harmonique | • pulsation propre | • régime transitoire |

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

S'ENTRAÎNER

17.1 Oscillations d'un pendule simple - partie 1 (★)

Un objet ponctuel A de masse m est suspendu à l'extrémité d'un fil de masse négligeable et de longueur L dont l'autre extrémité O est fixe. On ne considère pas les mouvements en dehors d'un plan vertical Oxy perpendiculaire à un axe Oz horizontal. On repère A par l'angle θ entre le fil et la verticale. On suppose que le référentiel terrestre est galiléen. On néglige tous les frottements. On désigne par $\vec{g} = g\vec{u}_x$ l'accélération du champ de pesanteur.

1. Déterminer l'équation différentielle du mouvement de A en appliquant le théorème de l'énergie cinétique.
2. Retrouver le résultat par le principe fondamental de la dynamique.
3. Tracer la courbe d'énergie potentielle et déterminer les positions d'équilibre du système et leur stabilité.
4. On abandonne A sans vitesse initiale alors que le fil est écarté d'un angle θ_0 . On se place dans le cas où θ_0 est petit. Montrer que le système constitue un oscillateur harmonique dont on exprimera la pulsation ω_0 et la période T_0 en fonction de g et L .
5. Compte tenu des conditions initiales, déterminer l'évolution temporelle de l'angle θ .
6. Quelle est la valeur maximale $v_{\max}$ de la vitesse de l'objet A au cours de son mouvement? On l'exprimera en fonction de θ_0 , L et g .
7. Tracer la courbe donnant θ en fonction du temps.

17.2 Oscillations d'un pendule simple - partie 2 (★★)

On reprend le problème précédent mais on tient compte d'une force de frottement fluide proportionnelle à la vitesse $\vec{v}$. On note h le coefficient de proportionnalité.

1. Déterminer l'équation différentielle du mouvement de A en appliquant le théorème de l'énergie cinétique.
2. Les frottements sont suffisamment faibles pour que le régime soit pseudo-périodique. Donner la condition sur h pour qu'il en soit ainsi.
3. On lâche le pendule sans vitesse initiale d'une position faisant un angle θ_0 faible. Linéariser l'équation différentielle du mouvement puis déterminer l'expression de θ en fonction du temps t .
4. Donner l'allure de la courbe représentant θ en fonction du temps.

17.3 Mouvement d'un anneau sur une piste circulaire (★★)

On considère le dispositif de la figure (17.11) où un objet assimilable à un point matériel M de masse m se déplace solidairement à une piste formée de deux parties circulaires de rayon R_1 et R_2 , de centre C_1 et C_2 dans un plan vertical.

On repère la position de M par l'angle θ . Pour la partie (1), $\theta \in \left[-\frac{\pi}{2}, \pi\right]$ et pour la partie (2), $\theta \in \left[\pi, \frac{5\pi}{2}\right]$. Il n'y a pas de frottement et on note g l'accélération de la pesanteur.

- 1. Exprimer l'énergie potentielle de pesanteur E_p du point M en supposant $E_p = 0$ au point B ($\theta = \pi$). On distinguera les cas (1) et (2).
- 2. Tracer l'allure de $E_p(\theta)$.
- 3. Déterminer les positions angulaires d'équilibre et leur stabilité.

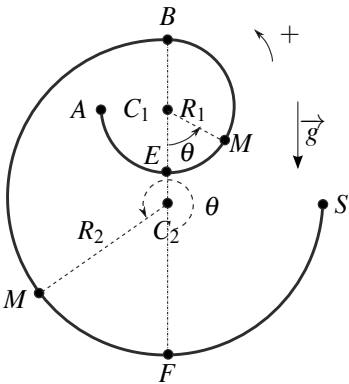


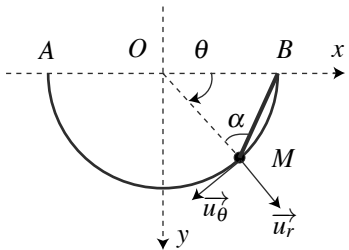
Figure 17.11

- 4. L'anneau est initialement en A ($\theta = -\pi/2$). Il est lancé à une vitesse V_0 dans le sens trigonométrique.
 - a. À quelle condition sur la vitesse V_0 l'anneau peut-il atteindre le point F en $\theta = 2\pi$?
 - b. Cette condition étant remplie, donner l'expression de sa vitesse V_F en fonction des données du problèmes.
 - c. À quelle condition sur V_0 , l'anneau sort-il de la piste en S en $\theta = 5\pi/2$.

17.4 Mouvement d'une bille reliée à un ressort sur un cercle (☆☆)

On considère le mouvement d'une bille M de masse m pouvant coulisser sans frottement sur un cerceau de centre O et de rayon R disposé dans un plan vertical. On note AB le diamètre horizontal du cerceau, Ox l'axe horizontal, Oy l'axe vertical descendant et θ l'angle entre Ox et OM . La bille est attachée à un ressort de longueur à vide nulle et de raideur k dont la seconde extrémité est fixée en B . Elle ne peut se déplacer que sur le demi-cercle inférieur.

- 1. Déterminer l'angle α entre MO et MB en fonction de θ .
- 2. Établir l'expression de la longueur de ressort en fonction de R et θ .
- 3. En déduire l'énergie potentielle totale du système. Représenter la courbe d'énergie potentielle et en déduire les positions d'équilibres éventuelles et leur stabilité.



- 4. Si l'on écarte faiblement la bille de sa position d'équilibre stable θ_e et qu'on la lâche sans vitesse initiale, à quel type de mouvement peut-on s'attendre ?
- 5. Établir l'équation différentielle du mouvement.
- 6. On note ε l'écart $\theta - \theta_e$. Initialement, on écarte la bille d'un angle $\varepsilon_0 \ll \frac{\pi}{2}$ à partir de sa position d'équilibre et on la lâche sans vitesse initiale. Linéariser l'équation du mouvement et conclure.

APPROFONDIR

17.5 Étude d'un oscillateur à l'aide de son portrait de phase (★)

On fait l'étude d'un oscillateur M de masse $m = 0,20$ kg astreint à se déplacer suivant l'axe Ox de vecteur unitaire $\vec{u}_x$. Il est soumis uniquement aux forces suivantes :

- la force de rappel d'un ressort de caractéristiques (k, ℓ_0) ;
- une force de frottement visqueux : $\vec{f}_v = -\lambda \dot{x} \vec{u}_x$;
- une force constante $\vec{F}_c = F_c \vec{u}_x$.

1. Équation du mouvement.

a. Établir l'équation différentielle du mouvement de M et la mettre sous la forme :

$$\ddot{x} + \frac{\omega_0}{Q} \dot{x} + \omega_0^2 x = \omega_0^2 X_0,$$

où x est l'allongement du ressort (par rapport à ℓ_0). Les grandeurs ω_0 , Q et X_0 sont à exprimer en fonction des données.

b. Dans le cas d'une solution pseudo-périodique, exprimer $x(t)$: on définira le temps caractéristique de décroissance des oscillations τ et la pseudo-pulsation Ω que l'on exprimera en fonction de ω_0 et Q .

2. Le portrait de phase ($v(t) = \dot{x}(t), x(t)$) de l'oscillateur étudié est donné sur la figure (17.12). On souhaite pouvoir en tirer les valeurs des différents paramètres de l'oscillateur.

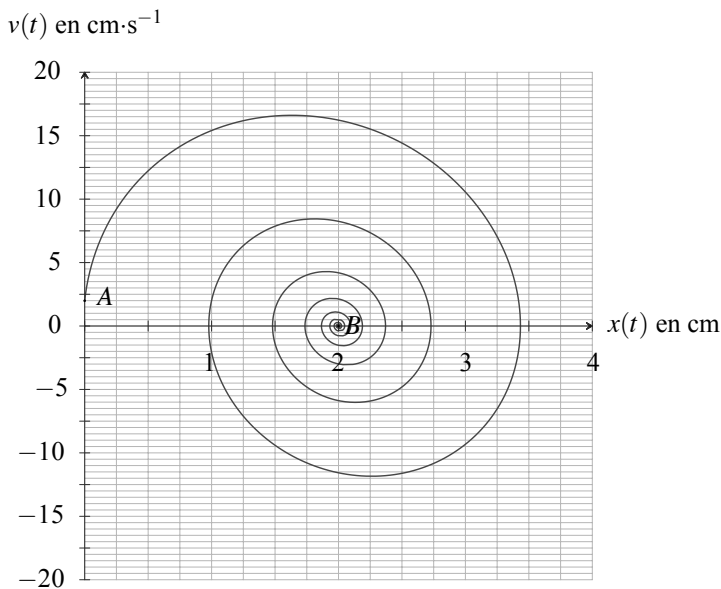


Figure 17.12

a. Quel est le type de mouvement ?

- b. Déterminer la vitesse et l'élongation au début et à la fin du mouvement.
- c. Déterminer la vitesse maximale atteinte ainsi que l'élongation maximale.
- d. On donne les différentes dates correspondant aux croisements de la trajectoire de phase avec l'axe des abscisses :

$t \text{ (s)}$	0,31	0,65	0,97	1,30	1,62
-----------------	------	------	------	------	------

En déduire le pseudo-période T et la pseudo-pulsation Ω .

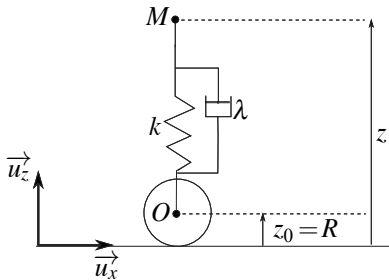
- e. On définit le décrement logarithmique par $\delta = \frac{1}{n} \ln \left(\frac{x(t) - x_B}{x(t + nT) - x_B} \right)$ où $x(t)$ et $x(t + nT)$ sont les élongations aux instants t et $t + nT$ (n entier naturel) et x_B l'élongation finale de M . Exprimer δ en fonction de T et τ .

En choisissant une valeur de n la plus grande possible pour les données dont on dispose, déterminer δ puis τ .

- f. Déduire des résultats précédents le facteur de qualité Q et la pulsation propre ω_0 .
- g. Déterminer la raideur du ressort k , le coefficient de frottement λ et la force F_c sachant que $\ell_0 = 1,0 \text{ cm}$.

17.6 Modélisation d'un amortisseur (★★)

On considère l'amortisseur d'un véhicule. Chaque roue supporte un quart de la masse de la voiture assimilée à un point M de masse $m = 500 \text{ kg}$, et est reliée à un amortisseur dont le ressort a une constante de raideur $k = 2,5 \cdot 10^4 \text{ N} \cdot \text{m}^{-1}$. Le point M subit aussi un frottement visqueux $\vec{f}_v = -\lambda \vec{v}$ où $\vec{v}$ est la vitesse verticale de M et $\lambda = 5,0 \cdot 10^3 \text{ kg} \cdot \text{s}^{-1}$.



1. Le véhicule franchit à vitesse constante un défaut de la chaussée de hauteur $h = 5,0 \text{ cm}$. Son inertie est suffisante pour qu'il ne se soulève pas immédiatement mais acquiert une vitesse verticale $v_0 = 0,50 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. On pose $\alpha = \frac{\lambda}{2m}$. On note Z_i la cote du point M avant le passage du défaut.

- a. On note $Z(t)$ la cote de M . Établir l'équation différentielle pour Z après le passage de l'obstacle. Déterminer $Z(t)$ en fonction des données. On remarquera que $\alpha = \Omega$ où Ω est la pseudo-pulsation.

- b. Les passagers sont sensibles à l'accélération verticale de la voiture, calculer sa valeur maximale. On utilisera le fait que $\alpha = \Omega$.

2. Il faut en fait éviter des oscillations susceptibles de provoquer chez les passagers le mal des transports, en se plaçant dans les conditions critiques. Pour quelle masse par roue est-ce réalisé, k et λ étant inchangés ?

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN PUIT DE POTENTIEL

17.7 Gestion du recul d'un canon (**)

On considère un canon (figure 17.13) de masse $M = 800$ kg. Lors du tir horizontal d'un obus de masse $m = 2,0$ kg avec une vitesse $\vec{v}_0 = v_0 \vec{u}_x$ ($v_0 = 600 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$), le canon acquiert une vitesse de recul $\vec{v}_c = -\frac{m}{M}\vec{v}_0$.

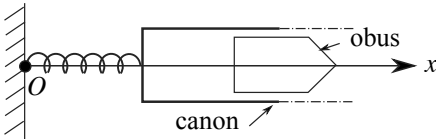


Figure 17.13

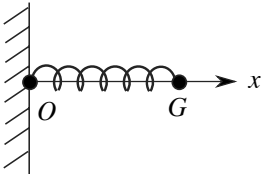
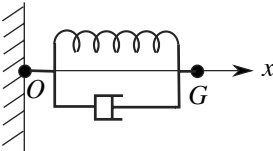


Figure 17.14

Pour limiter la course du canon, on utilise un ressort de raideur k_1 , de longueur à vide L_0 dont l'une des extrémités est fixe et l'autre liée au canon. Le déplacement a lieu suivant l'axe Ox . Dans la suite, le canon est assimilé à son centre de gravité G (figure 17.14).

1. Quelle est la longueur du ressort lorsque le canon est au repos ?
2. En utilisant l'énergie mécanique, déterminer la distance de recul d . En déduire la raideur k_1 pour avoir un recul inférieur ou égal à d . Application numérique pour $d = 1,0$ m.
3. Retrouver la relation entre k_1 et d en appliquant la relation fondamentale de la dynamique.
4. Quel est l'inconvénient d'utiliser un ressort seul ?

Pour pallier ce problème, on ajoute au système un dispositif amortisseur, exerçant une force de frottement visqueux $\vec{F} = -\lambda \vec{v}$, $\vec{v}$ étant la vitesse du canon.



5. Le dispositif de freinage absorbe une fraction $E_a = 778$ J de l'énergie cinétique initiale. Calculer la nouvelle valeur k_2 de la constante de raideur du ressort avec les données numériques précédentes. Déterminer la pulsation propre ω_0 de l'oscillateur.
6. Déterminer λ pour que le régime soit critique. Application numérique.
7. Déterminer l'expression de l'élongation $x(t)$ du ressort, ainsi que celle de la vitesse $\dot{x}(t)$. En déduire l'instant t_m pour lequel le recul est maximal. Exprimer alors ce recul en fonction de m , v_0 et λ . L'application numérique redonne-t-elle la valeur de d précédente ?

17.8 Interaction entre atomes de gaz nobles (***)

On veut comprendre l'évolution de quelques propriétés physiques des gaz nobles : hélium, néon, argon, krypton et xénon notés par la suite par leurs symboles chimiques : He, Ne, Ar, Kr et Xe. Ces corps sont sous forme gazeuse à pression et température ambiante et liquide à des températures très basses. Le tableau 17.1 récapitule certaines de leurs caractéristiques.

Pour modéliser l'interaction entre deux atomes d'un gaz noble, on utilise le potentiel de Lennard-Jones (1929) dont l'expression est :

$$E_p = 4\epsilon \left(\left(\frac{\sigma}{r} \right)^{12} - \left(\frac{\sigma}{r} \right)^6 \right),$$

où r représente la distance entre les atomes. Les valeurs de ϵ et de σ sont regroupées dans le tableau 17.1. On a l'habitude de donner la valeur de σ en ångström ($1 \text{ Å} = 10^{-10} \text{ m}$) et celle de ϵ sous la forme $\frac{\epsilon}{k_B}$ qui s'exprime en kelvin (K) avec $k_B = 1,38.10^{-23} \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}$ la constante de Boltzman. Dans ce potentiel, le terme en $\frac{1}{r^6}$ correspond aux interactions de Van der Walls ; le terme en $\frac{1}{r^{12}}$ est un potentiel empirique qui traduit le fait que les atomes ne peuvent pas s'interpénétrer. On veut exploiter ce potentiel pour comprendre l'évolution de

atome	He	Ne	Ar	Kr	Xe
Masse molaire ($\text{g}\cdot\text{mol}^{-1}$)	4,0	20	40	83,8	131,3
masse volumique ($\text{kg}\cdot\text{m}^{-3}$)	125	1207	1393	2413	3057
température d'ébullition (K)	4,2	27,1	87,3	119,9	165,0
σ (Å)	2,63	2,77	3,40	3,60	4,06
ϵ/k_B (K)	5,46	36,8	116,8	164,6	218,2

Tableau 17.1

- quelques propriétés physiques des gaz nobles. Pour cela, on considère le modèle suivant :
- l'interaction entre plus proches voisins dérive de l'énergie potentielle de Lennard-Jones tracée sur la figure 17.15 ;
 - un atome M de masse m est en interaction avec ses plus proches voisins. Pour simplifier le traitement mathématique, on ne considère que le plus proche voisin distant de r ;
 - en phase liquide, les atomes sont mobiles mais ne peuvent pas sortir du puits de potentiel créé par son plus proche voisin ;
 - en phase gazeuse, les atomes sont mobiles et libres de s'éloigner indéfiniment ;
 - l'énergie cinétique des atomes est reliée à la température par la relation $E_c = \frac{3}{2}k_B T$.
- On rappelle la valeur du nombre d'Avogadro : $\mathcal{N}_a = 6,02.10^{23} \text{ mol}^{-1}$.

1. Étude de la température d'ébullition.

- a. Exploiter la relation $E_c = \frac{3}{2}k_B T$ pour estimer la température permettant à l'atome étudié de sortir du puits de potentiel.
- b. Justifier que cette température est une bonne estimation de la température d'ébullition. La calculer pour chacun des corps considérés. Conclure.

2. Étude de la courbe d'énergie potentielle.

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

- a. La courbe d'énergie potentielle de la figure 17.15 admet un minimum. Déterminer sa position $r_{\min}$ et sa valeur $E_{\min}$.
- b. Déterminer la force d'interaction $\vec{f}$ qui dérive de cette énergie potentielle.
- c. Dans quel domaine de distances cette force est-elle attractive, répulsive, nulle ?
3. Étude de la masse volumique.
- a. Justifier que la distance inter-atomique est proche de $r_{\min}$ en phase liquide. En déduire le nombre d'atomes par unité de volume en phase liquide.
- b. En déduire la masse volumique de la phase liquide de chacun des corps considérés. Conclure.
4. Étude qualitative de l'évolution de cette masse volumique avec la température.
- a. On donne le diagramme de phase d'une particule mobile dans le potentiel de Lennard-Jones sur la figure 17.15. Décrire l'évolution des trajectoires de phase lorsque l'énergie mécanique du système augmente ?
- b. À quel type d'état correspondent les trajectoires de phase fermées ? ouvertes ?
- c. Dans le cas de trajectoires de phases fermées, comment évolue la distance moyenne du système à son plus proche voisin ?
- d. En utilisant la relation énergie cinétique-température vue précédemment, quelle prédiction qualitative peut-on faire sur l'évolution de la distance moyenne entre atomes dans un liquide en fonction de la température ?
- e. En déduire l'évolution qualitative de la masse volumique de la phase liquide avec la température prédite par ce modèle ?

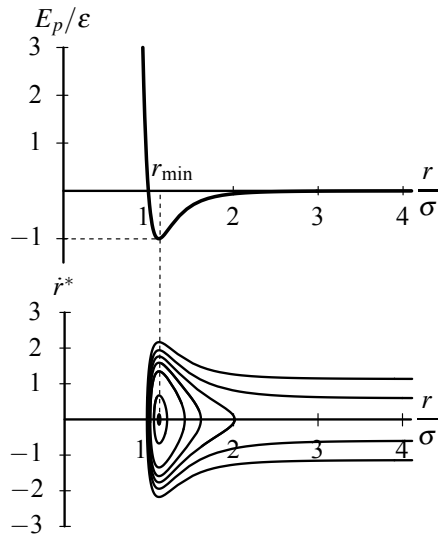


Figure 17.15

CORRIGÉS

17.1 Oscillations d'un pendule simple - partie 1

1. On étudie le mouvement du point A de masse m dans le référentiel terrestre galiléen. Le mouvement du point A est situé dans un plan vertical (Oxy) et la distance de A à O est fixée à L donc le point A se déplace sur un cercle de rayon L et de centre O . On peut alors appliquer les formules de cinématique du point en coordonnées polaires de centre O :

$$\overrightarrow{OA} = L\overrightarrow{u_r} \quad ; \quad \overrightarrow{v} = L\dot{\theta}\overrightarrow{u_\theta} \quad ; \quad \overrightarrow{a} = -\frac{v^2}{L}\overrightarrow{u_r} + L\ddot{\theta}\overrightarrow{u_\theta}.$$

Ce point est soumis à son poids et à la tension du fil $\overrightarrow{T}$. Le poids est une force conservative, la tension du fil est perpendiculaire au mouvement donc sa puissance est nulle. On est donc dans un cas de conservation de l'énergie mécanique.

On détermine l'énergie potentielle de pesanteur $E_p = mg \text{ altitude} = -mgL\cos\theta$. L'énergie cinétique vaut $E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{1}{2}mL^2\dot{\theta}^2$. On en déduit l'énergie mécanique :

$$E_m = \frac{1}{2}mL^2\dot{\theta}^2 - mgL\cos\theta.$$

L'énergie mécanique étant conservée, sa dérivée est nulle : $\frac{dE_m}{dt} = mL^2\ddot{\theta}\dot{\theta} + mgL\sin\theta\dot{\theta} = 0$.

Comme, lors d'un mouvement, $\dot{\theta}$ n'est pas nulle à tout instant, on en déduit l'équation du mouvement :

$$\ddot{\theta} + \frac{g}{L}\sin\theta \iff \ddot{\theta} + \omega_0^2\sin\theta = 0 \quad \text{avec} \quad \omega_0^2 = \frac{g}{L}.$$

2. Le principe fondamental de la dynamique projeté sur $\overrightarrow{u_\theta}$ en coordonnées polaires donne $mL\ddot{\theta} = -mg\sin\theta$. On retrouve donc la même équation.

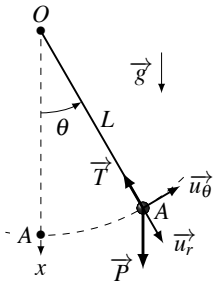
3. Le tracé de l'énergie potentielle est représenté sur la figure 17.16. L'énergie potentielle présente un minimum en $\theta = 0$ (modulo 2π) qui correspond à une position d'équilibre stable. En cette position, le point A est à la verticale de O en dessous.

L'énergie potentielle présente un maximum en $\theta = \pi$ (modulo 2π) qui correspond à une position d'équilibre instable. En cette position, le point A est à la verticale de O au-dessus. Cette position d'équilibre n'a donc pas de sens physique car un fil sans rigidité fournit une traction et ne peut en aucun cas soutenir la masse A en s'opposant au poids dans cette position.

4. En utilisant l'approximation $\sin\theta \simeq \theta$, on déduit $\ddot{\theta} + \frac{g}{L}\theta = 0$. C'est l'équation du mouvement d'un oscillateur harmonique de pulsation $\omega_0 = \sqrt{\frac{g}{L}}$ et de période $T_0 = 2\pi\sqrt{\frac{L}{g}}$.

Du point de vue énergétique, cela revient à remplacer l'énergie potentielle E_p par le potentiel harmonique tangent dessiné en pointillé sur la courbe d'énergie potentielle.

5. La solution s'écrit $\theta = A\cos(\omega_0 t) + B\sin(\omega_0 t)$. La détermination des constantes A et B



CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN PUIT DE POTENTIEL

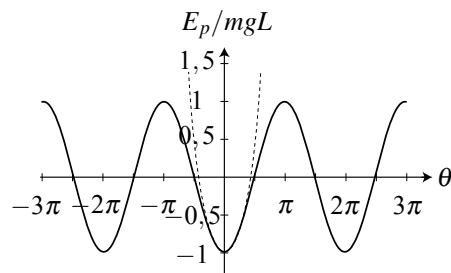
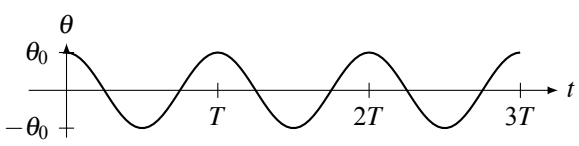


Figure 17.16 – Energie potentielle d'un pendule pesant. En pointillé, l'approximation harmonique autour de $\theta_{\text{eq}} = 0$.

s'obtient à l'aide des conditions initiales soit $\theta(0) = A = \theta_0$ et $\dot{\theta}(0) = B\omega_0 = 0$. Finalement : $\theta = \theta_0 \cos(\omega_0 t)$.

6. La vitesse s'écrit $v = L\dot{\theta}$. Elle est maximale lorsque $\dot{\theta}$ est maximal donc lorsque $\dot{\theta} = \theta_0\omega_0$. Elle vaut alors $v_{\text{max}} = L\theta_0\omega_0 = \theta_0\sqrt{Lg}$.

7. L'évolution de θ avec t est de la forme ci-dessous :



17.2 Oscillations d'un pendule simple - partie 2

1. On doit ajouter la force de frottement $\vec{F}_f = -h\vec{v}$ au bilan des forces de l'exercice précédent. Cette force n'est pas conservative et sa puissance vaut $\mathcal{P}(\vec{F}_f) = \vec{F}_f \cdot \vec{v} = -hv^2$. Comme dans l'exercice précédent, la puissance de la tension du fil est nulle. La puissance du poids vaut $\mathcal{P}(\vec{P}) = -\frac{dE_p}{dt}$ car $dE_p = -\delta W(\vec{P}) = -\mathcal{P}(\vec{P})dt$. On applique alors le théorème de la puissance cinétique :

$$\frac{dE_c}{dt} = -\frac{dE_p}{dt} - hv^2 \iff \frac{dE_m}{dt} = -hv^2 = -hL^2\dot{\theta}^2.$$

On a vu dans l'exercice précédent que $\frac{dE_m}{dt} = mL^2\ddot{\theta}\dot{\theta} + mgL\sin\theta\dot{\theta}$, on en déduit l'équation différentielle du mouvement en simplifiant par $\dot{\theta}$ qui n'est pas nul à tout instant :

$$\ddot{\theta} + \frac{h}{m}\dot{\theta} + \frac{g}{L}\sin\theta = 0.$$

2. Lorsque θ est faible, on obtient $\ddot{\theta} + \frac{h}{m}\dot{\theta} + \frac{g}{L}\theta = 0$. Son équation caractéristique s'écrit $r^2 + \frac{h}{m}r + \frac{g}{L} = 0$ et son discriminant $\Delta = \left(\frac{h}{m}\right)^2 - 4\frac{g}{L}$. On a un régime pseudo-périodique si

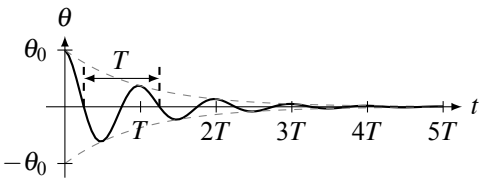
$\Delta < 0$ soit $h < 2m\sqrt{\frac{g}{L}}$.

3. La solution s'écrit $\theta = (A \cos \omega t + B \sin \omega t) \exp\left(-\frac{h}{2m}t\right)$ où $\omega = \sqrt{\frac{g}{L} - \left(\frac{h}{2m}\right)^2}$. On détermine les constantes A et B avec les conditions initiales :

$$\theta(0) = A = \theta_0 \quad \text{et} \quad \dot{\theta}(0) = \frac{B}{2} \sqrt{\frac{g}{L} - \left(\frac{h}{2m}\right)^2} - \frac{h}{2m}A = 0.$$

Finalement on a : $\theta = \left(\cos \omega t + h \sqrt{\frac{L}{4gm^2 - Lh^2}} \sin \omega t\right) \theta_0 \exp\left(-\frac{h}{2m}t\right)$.

4. L'évolution de θ avec t est de la forme ci-dessous :



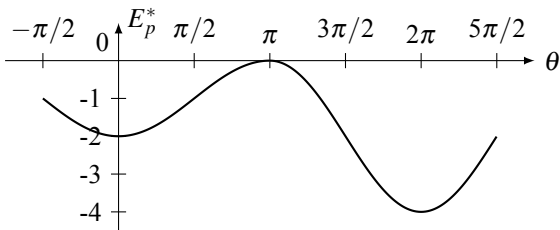
17.3 Mouvement d'un anneau sur une piste circulaire

Le référentiel du laboratoire est supposé galiléen.

1. On prend un axe Oz vertical ascendant d'origine C_2 . L'énergie potentielle est alors donnée par l'expression $E_p = mgz + \text{cte}$. L'énoncé propose de prendre l'énergie potentielle nulle en B soit avec l'origine choisie, pour $z = R_2$, d'où l'expression de l'énergie $E_p = mg(z - R_2)$. On cherche maintenant à exprimer E_p en fonction de θ . Pour la partie (1), on peut écrire $z = R_2 - R_1 - R_1 \cos \theta$ d'où $E_{p1} = -mgR_1(1 + \cos \theta)$.

Pour la partie (2), on trouve $z = -R_2 \cos \theta$, soit $E_{p2} = -mgR_2(1 + \cos \theta)$.

2. Les résultats précédents permettent de tracer la courbe $E_p(\theta)$. On choisit l'échelle d'énergie $E_0 = mgR_1$ et pour fixer les idées, on représente $E_p^* = \frac{E_p}{E_0}$ pour $R_2 = 2R_1$.



3. Les positions angulaires d'équilibre apparaissent sur la figure ci-dessus : ce sont les minima (positions stables) en $\theta = 0$ et 2π et le maximum en $\theta = \pi$.

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

4. Sortie en S :

a. Pour atteindre le puits de potentiel en F depuis A , l'anneau doit passer la barrière de potentiel en B . Un mouvement est possible si l'énergie mécanique vérifie $E_m \geq E_p$, il faut donc donner au point M lorsqu'il est en A une énergie mécanique au moins égale à $E_p(B) = 0$ soit :

$$E_m(A) = E_c(A) + E_p(A) = \frac{1}{2}mV_0^2 - mgR_1,$$

d'où :

$$E_m(A) \geq 0 \Rightarrow V_0 \geq \sqrt{2gR_1}.$$

b. On écrit l'égalité de l'énergie mécanique en A et en F :

$$\frac{1}{2}mV_0^2 - mgR_1 = \frac{1}{2}mV_F^2 - 2mgR_2 \Rightarrow V_F = \sqrt{V_0^2 - 2g(R_1 - 2R_2)}.$$

c. Pour sortir de l'anneau en S , il faut que l'anneau ait une énergie mécanique supérieure à $E_p(S)$, ce qui est le cas s'il franchit la barrière de potentiel en B . Donc la condition est la même que pour atteindre F .

17.4 Mouvement d'une bille reliée à un ressort sur un cercle

On étudie la bille dans le référentiel terrestre galiléen. Elle est soumise à son poids, à la force de rappel élastique $\vec{T}$ du ressort et à la réaction $\vec{N}$ du cerceau qui est normale du fait de l'absence de frottement.

1. Le triangle OMB est isocèle en O donc les angles des sommets B et M sont égaux. Par ailleurs, la somme des angles d'un triangle vaut π . En explicitant ces deux conditions, on obtient $\alpha = \frac{\pi - \theta}{2}$.

2. Pour calculer la distance MB , on détermine son carré :

$$MB^2 = (\vec{MO} + \vec{OB})^2 = R^2 + R^2 + 2R^2 \cos(\pi - \theta) = 4R^2 \sin^2 \frac{\theta}{2}.$$

On en déduit $MB = 2R \left| \sin \frac{\theta}{2} \right|$.

3. Les forces qui s'appliquent sur le système sont conservatives (poids, force de rappel élastique) ou à puissance nulle (réaction du cerceau). On est donc dans un cas de conservation de l'énergie mécanique.

On détermine l'énergie potentielle dont dérive le poids : $E_{p1} = mgy_M = -mgR \sin \theta$, et celle dont dérive la force de rappel élastique : $E_{p2} = \frac{1}{2}k\Delta\ell^2 = \frac{1}{2}kMB^2 = 2kR^2 \sin^2 \frac{\theta}{2}$.

L'énergie potentielle totale vaut donc :

$$E_p = -mgR \sin \theta + 2kR^2 \sin^2 \frac{\theta}{2}.$$

Pour la représenter, on remarque que θ ne peut varier qu'entre 0 et π et on fixe $E_0 = mgR$ comme échelle d'énergie. On trace l'énergie potentielle sans dimension :

$$E_p^* = \frac{E_p}{E_0} = -\sin \theta + p \sin^2 \frac{\theta}{2} \quad \text{avec} \quad p = \frac{2kR^2}{mgR}.$$

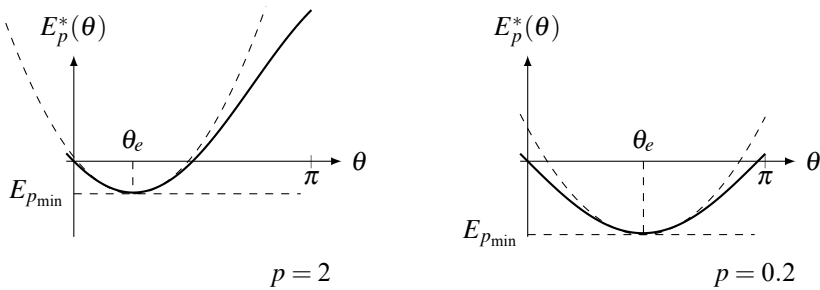


Figure 17.17 – Tracé de l'énergie potentielle pour deux valeurs de p .

L'énergie potentielle présente un minimum en θ_e compris entre 0 et π . La position de coordonnée θ_e est donc une position d'équilibre stable que l'on peut déterminer en recherchant le point d'annulation de la dérivée :

$$\left(\frac{dE_p}{d\theta}\right)_{(\theta=\theta_e)} = 0 \Rightarrow \cos \theta_e - p \sin \frac{\theta_e}{2} \cos \frac{\theta_e}{2} = 0 \Rightarrow \cos \theta_e - \frac{p}{2} \sin \theta_e = 0,$$

soit :

$$\tan \theta_e = \frac{2}{p} = \frac{mg}{kR}.$$

La position d'équilibre est comprise entre 0 et $\frac{\pi}{2}$. Elle tend vers 0 lorsque la raideur du ressort est si grande que le poids de M ne peut pas l'étirer et vers $\frac{\pi}{2}$ lorsqu'elle est si faible que le poids de M l'étire facilement.

4. Si on écarte la bille de sa position d'équilibre stable et qu'on la lâche sans vitesse initiale, elle oscille dans le puits de potentiel. Si on l'en écarte faiblement, on s'attend à observer des oscillations harmoniques, tout se passant comme si la bille oscillait dans le potentiel harmonique tangent dessiné en pointillé sur la figure 17.17.

5. L'énergie cinétique du système vaut $E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{1}{2}mR^2\dot{\theta}^2$ puis l'énergie mécanique :

$$E_m = \frac{1}{2}mR^2\dot{\theta}^2 - mgR \sin \theta + 2kR^2 \sin^2 \frac{\theta}{2}.$$

Le mouvement étant conservatif, l'énergie mécanique est conservée et sa dérivée s'annule :

$$mR^2\dot{\theta}\ddot{\theta} - mgR \cos \theta \dot{\theta} + 4kR^2 \sin \frac{\theta}{2} \cos \frac{\theta}{2} \dot{\theta} = 0 \Rightarrow \ddot{\theta} - \frac{g}{R} \left(\cos \theta - \frac{p}{2} \sin \theta \right) = 0.$$

6. On écarte M de sa position d'équilibre et on pose $\theta = \theta_e + \varepsilon$ puis :

$$\cos \theta = \cos(\theta_e + \varepsilon) = \cos \theta_e \cos \varepsilon - \sin \theta_e \sin \varepsilon = \cos \theta_e - \varepsilon \sin \theta_e$$

$$\sin \theta = \sin(\theta_e + \varepsilon) = \sin \theta_e \cos \varepsilon + \cos \theta_e \sin \varepsilon = \sin \theta_e + \varepsilon \cos \theta_e,$$

en utilisant les approximations $\cos \varepsilon \simeq 1$ et $\sin \varepsilon \simeq \varepsilon$, valables pour $\varepsilon \ll 1$. On injecte ces relations dans l'équation du mouvement et on trouve :

$$\ddot{\theta} + \frac{g}{R} \left(\sin \theta_e + \frac{p}{2} \cos \theta_e \right) \varepsilon - \frac{g}{R} \left(\cos \theta_e - \frac{p}{2} \sin \theta_e \right) = 0.$$

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

$\ddot{\theta} = \ddot{\varepsilon}$ puisque ε et θ diffèrent d'une constante. Le terme $\left(\cos \theta_e - \frac{p}{2} \sin \theta_e\right) = 0$ d'après la question 3. Comme θ_e est compris entre 0 et $\frac{\pi}{2}$, son sinus et son cosinus sont positifs.

$\frac{g}{R} \left(\sin \theta_e + \frac{p}{2} \cos \theta_e\right)$ est une grandeur positive homogène à une pulsation au carré. On pose donc $\omega_0 = \sqrt{\frac{g}{R} \left(\sin \theta_e + \frac{p}{2} \cos \theta_e\right)}$ et l'équation du mouvement devient :

$$\ddot{\varepsilon} + \omega_0^2 \varepsilon = 0.$$

Comme prévu, le mouvement au voisinage d'une position d'équilibre stable est celui d'un oscillateur harmonique. Le calcul effectué permet d'en déterminer la pulsation ω_0 .

17.5 Étude d'un oscillateur à l'aide de son portrait de phase

1. Équation du mouvement

a. Dans le référentiel du laboratoire considéré galiléen, la relation fondamentale de la dynamique appliquée à l'oscillateur M donne en projection sur l'axe Ox :

$$m\ddot{x} = -k(x - \ell_0) - \lambda\dot{x} + F_c \quad \Rightarrow \quad \ddot{x} + \frac{\lambda}{m}\dot{x} + \frac{k}{m}x = \frac{k}{m}\ell_0 + \frac{F_c}{m}$$

On peut donc mettre l'équation sous la forme donnée par l'énoncé avec $\omega_0 = \sqrt{k/m}$, $Q = \sqrt{km}/\lambda$ et $X_0 = \ell_0 + F_c/k$.

b. Si la solution est pseudo-périodique, les solutions de l'équation caractéristique sont :

$$-\frac{\omega_0}{2Q} \pm i\omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}.$$

On définit alors la pseudo-pulsation $\Omega = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}$ et le temps caractéristique de décroissance des oscillations $\tau = \frac{2Q}{\omega_0}$. L'expression de $x(t)$ est alors :

$$x(t) = A \exp(-t/\tau) \cos(\Omega t + \phi) + X_0,$$

où A et ϕ sont des constantes dépendant des conditions initiales.

2. Étude du portrait de phase.

a. Le mobile oscille de part et d'autre de la position finale : il s'agit d'un mouvement pseudo-périodique.

b. Au début du mouvement, le point représentatif de l'état du mobile est A et à la fin il s'agit du point B (on rappelle qu'un portrait de phase est décrit dans le sens horaire). Initialement le mobile est donc en $x = 0$ et sa vitesse est $v_0 = 2,0 \text{ cm}\cdot\text{s}^{-1}$. À la fin M est immobile en $x = 2,0 \text{ cm}$.

c. La vitesse maximale atteinte correspond au maximum de la courbe, soit $v = 16,5 \text{ cm}\cdot\text{s}^{-1}$ et l'élongation maximale correspond à l'intersection avec l'axe des abscisses la plus à droite soit $x_{\max} \simeq 3,4 \text{ cm}$.

d. Entre deux croisements avec l'axe des abscisses il se passe une demi pseudo-période. Pour avoir une valeur plus précise, on calcule les intervalles de temps entre chaque date donnée dans l'énoncé ce qui donne quatre valeurs de $T/2$ dont on fait la moyenne. Les quatre valeurs obtenues sont : 0,34 s ; 0,32 s ; 0,33 s et 0,32 s ; ce qui fait une moyenne de 0,3275 s soit en arrondissant on a $T = 0,65$ s et $\Omega = 2\pi/T = 9,6 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.

e. En utilisant l'expression générale de $x(t)$ déterminée au début de l'exercice et sachant que $x_B = X_0$ (position finale atteinte lorsque $t \rightarrow \infty$, on a :

$$\delta = \frac{1}{n} \ln \left(\frac{A \exp(-t/\tau) \cos(\Omega t + \phi)}{A \exp(-(t+nT)/\tau) \cos(\Omega(t+nT) + \phi)} \right) = \frac{1}{n} \ln \left(\exp(nT/\tau) \right) = \frac{T}{\tau}.$$

Sur la courbe, on choisit par exemple le premier croisement avec l'axe des abscisses ($x_1 = x_{\max} = 3,4$ cm) et le septième ($x_2 = 2,2$ cm). L'écart temporel entre les deux positions est $3T$ d'où :

$$\delta = \frac{1}{3} \ln \left(\frac{3,4 - 2}{2,2 - 2} \right) = 0,65.$$

On en déduit que $\tau = 1,0$ s.

f. On rappelle que $\Omega = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}$ et $\tau = \frac{2Q}{\omega_0}$. Le produit $\Omega\tau = \sqrt{4Q^2 - 1}$ permet de calculer Q soit $Q = \sqrt{\Omega^2\tau^2 + 1/2}$. L'application numérique donne $Q = 4,8$. On peut alors calculer $\omega_0 = \frac{\Omega}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}} = 9,65 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$.

g. La constante de raideur du ressort est $k = m\omega_0^2 = 18,6 \text{ N}\cdot\text{m}^{-1}$. Le coefficient de frottement est obtenu avec l'expression de Q : $\lambda = \sqrt{km}/Q = 0,40 \text{ kg}\cdot\text{s}^{-1}$. Pour déterminer F_c , il faut utiliser $X_0 = \ell_0 + F_c/k$ qui correspond à la position de l'attracteur sur le portrait de phase soit $X_0 = 2,0$ cm. On en déduit $F_c = 0,19$ N.

17.6 Modélisation d'un amortisseur

1. On considère le référentiel terrestre galiléen. Le système est le véhicule modélisé par le point M . On représente sur la figure (17.18) le système à trois instants : juste avant de franchir le défaut, juste après l'avoir franchi (instant pris comme origine des temps) puis à un instant t ultérieur. Le défaut de chaussée a été exagéré sur la figure pour plus de clarté. On note Z_i la cote de M avant le défaut.

a. Les forces s'exerçant sur M sont : le poids $m\vec{g}$, la tension du ressort $\vec{T} = -k(\ell - \ell_0)\vec{u}_z$ et la force de frottement $\vec{f}_v$. D'après le schéma, la longueur du ressort est $OM = \ell = Z - h - Z_0 = Z - h - R$. La relation fondamentale en projection sur l'axe Oz donne :

$$m\ddot{Z} = -mg - k(Z - h - R - \ell_0) - \lambda\dot{Z}.$$

Avant l'obstacle, le point M se déplace à altitude constante et la longueur du ressort vaut $Z_i - R$. On peut alors écrire l'équation d'équilibre :

$$0 = -mg - k(Z_i - R - \ell_0).$$

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

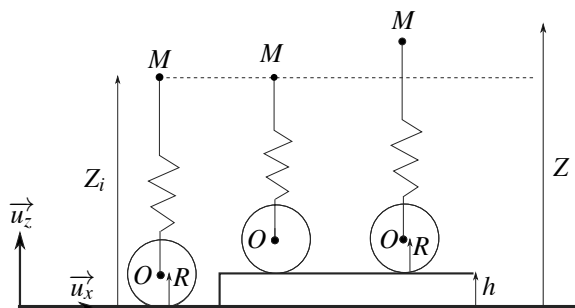


Figure 17.18

L'équation du mouvement devient alors : $\ddot{Z} + 2\alpha\dot{Z} + \omega_0^2 Z = \omega_0^2 (h + Z_i)$, avec $\alpha = \lambda/2m = 5 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ et $\omega_0^2 = k/m = 50 \text{ rad}^2\cdot\text{s}^{-2}$. Le discriminant de l'équation caractéristique $r^2 + 2\alpha r + \omega_0^2 = 0$ est $\Delta = 4\alpha^2 - 4\omega_0^2 = -100 \text{ rad}^2\cdot\text{s}^{-2}$. Puisque $\Delta < 0$, le mouvement est pseudo-périodique. Les solutions de l'équation caractéristique sont $-\alpha \pm i\sqrt{-\Delta}/2$. La solution particulière de l'équation différentielle est $h + Z_i$. On en déduit l'expression de $Z(t)$:

$$Z(t) = A \exp(-\alpha t) \cos(\Omega t + \phi) + h + Z_i$$

avec $\Omega = \sqrt{-\Delta}/2 = 5 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$, A et ϕ sont des constantes à déterminer avec les conditions initiales. A $t = 0$ on a $\dot{Z} = v_0$ et $Z(0) = Z_i$. Le calcul de $\dot{Z}$ donne $\dot{Z} = A \exp(-\alpha t) (-\alpha \cos(\Omega t + \phi) - \Omega \sin(\Omega t + \phi))$ soit avec $\Omega = \alpha$:

$$\dot{Z} = -A\Omega \exp(-\alpha t) (\cos(\Omega t + \phi) + \sin(\Omega t + \phi))$$

d'où les conditions initiales :

$$\begin{cases} A \cos \phi + h + Z_i &= Z_i \\ -A\Omega (\cos \phi + \sin \phi) &= v_0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} A \cos \phi &= -h \\ A \sin \phi &= -\frac{v_0}{\Omega} + h \end{cases}$$

On en déduit $\tan \phi = \frac{v_0}{h\Omega} - 1 = 1$ soit $\phi = \pi/4$ et $A = -\sqrt{2}h$.

b. Pour déterminer la valeur maximale de l'accélération $\ddot{Z}(t)$ il faut dériver cette expression. On utilise à chaque étape de dérivation le fait que $\Omega = \alpha$. On part de la valeur de $\dot{Z}$ déjà calculée. Il vient :

$$\dot{Z} = A \exp(-\alpha t) ((\alpha^2 - \Omega^2) \cos(\Omega t + \phi) + 2\alpha\Omega \sin(\Omega t + \phi)) = 2A \exp(-\alpha t) \Omega^2 \sin(\Omega t + \phi)$$

puis :

$$\begin{aligned} \ddot{Z} &= 2A\Omega^2 \exp(-\alpha t) (-\alpha \sin(\Omega t + \phi) + \Omega \cos(\Omega t + \phi)) \\ &= 2A\Omega^3 \exp(-\alpha t) (-\sin(\Omega t + \phi) + \cos(\Omega t + \phi)) \end{aligned}$$

$\ddot{Z} = 0$ pour $\tan(\Omega t + \phi) = 1$. Le premier instant pour lequel $\ddot{Z}$ est maximale vérifie soit $\Omega t + \phi = \pi/4$ soit $t = 0$ puisque $\phi = \pi/4$.

On en déduit $\ddot{Z}_{\max} = 2A\Omega^2 \sin \phi = 2,5 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$.

2. On se place dans les conditions critiques en rendant le discriminant nul soit $\Delta = 0$. Cela

entraîne $\alpha = \omega_0$ soit $m = \frac{\lambda^2}{4k}$. L'application numérique donne $m = 250$ kg. Il faut énormément alléger le véhicule.

17.7 Gestion du recul d'un canon

Le référentiel terrestre est supposé galiléen. Le système étudié est le point G représentant le canon.

1. Les forces s'exerçant sur le canon sont : son poids (vertical), une réaction de support (verticale) et la tension $\vec{T}$ du ressort qui est la seule force horizontale. Au repos $\vec{T} = \vec{0}$ donc la longueur ℓ du ressort est égale à L_0 .

2. Le déplacement de G est horizontal, donc la seule force qui travaille est la tension ; cette force est conservative donc l'énergie mécanique est constante. La longueur du ressort étant égale à x , l'expression de l'énergie mécanique est :

$$E_m = \frac{1}{2}M\dot{x}^2 + \frac{1}{2}k_1(x - L_0)^2.$$

À l'instant initial, juste après le départ de l'obus, le canon n'a pas encore bougé donc $x = L_0$ et d'après l'énoncé $v = v_c$. Lorsque G atteint la distance de recul d sa vitesse est nulle et $x = L_0 - d$. On écrit l'égalité de l'énergie mécanique dans ces deux cas et on utilise $v_c = \frac{m}{M}v_0$ pour obtenir :

$$\frac{1}{2}Mv_c^2 = \frac{1}{2}k_1d^2 \Rightarrow d = \sqrt{\frac{M}{k_1}}v_c = \frac{m}{\sqrt{k_1M}}v_0 \Rightarrow k_1 = \frac{m^2v_0^2}{d^2M}.$$

L'application numérique donne $k = 1800 \text{ N.m}^{-1}$.

3. Si on applique la relation fondamentale de la dynamique en projection sur Ox , il vient : $M\ddot{x} = -k_1(x - L_0)$ soit $\ddot{x} + \omega_0^2x = \omega_0^2L_0$, avec $\omega_0 = \sqrt{k_1/M}$. La solution est :

$$x = A\cos(\omega_0t + \phi) + L_0.$$

À $t = 0$, $x = L_0$ ce qui donne $A\cos\phi = 0$. On choisit par exemple $\phi = -\pi/2$, ainsi on peut écrire $x = A\sin\omega_0t + L_0$. Pour la vitesse, on calcule la dérivée : $\dot{x} = A\omega_0\cos\omega_0t$. À $t = 0$, $\dot{x} = -mv_0/M$ d'où $A = \frac{mv_0}{M\omega_0}$ et finalement :

$$x(t) = -\frac{mv_0}{M\omega_0}\sin\omega_0t + L_0 = -\frac{mv_0}{\sqrt{k_1M}}\sin\omega_0t + L_0.$$

La valeur absolue de l'amplitude du sinus est égale à d et on obtient la même valeur que précédemment.

4. Comme le montre la solution de l'équation trouvée dans la question précédente, si l'on utilise un ressort seul, le canon va osciller et donc après le recul, il va repartir vers l'avant. L'amplitude va diminuer petit à petit à cause des frottements inéluctables mais le temps d'immobilisation sera important. On a donc intérêt à ajouter une force de frottement visqueux.

5. La variation d'énergie mécanique est maintenant égale à l'énergie absorbée par le dispositif de freinage, soit $\Delta E_m = E_{m_f} - E_{m_i} = -E_a$. Or initialement $E_{m_i} = E_c = Mv_c^2/2$ et finalement

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

$E_{m_f} = E_p = k_2 d^2 / 2$, d'où :

$$\frac{1}{2} k_2 d^2 - \frac{1}{2} M v_c^2 = -E_a \Rightarrow k_2 = \frac{1}{d^2} (M v_c^2 - 2E_a) = \frac{1}{d^2} \left(\frac{m^2}{M} v_0^2 - 2E_a \right)$$

L'application numérique donne $k_2 = 244 \text{ N} \cdot \text{m}^{-1}$. La pulsation propre est $\omega_0 = \sqrt{k_2/M} = 0,55 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$.

6. La relation fondamentale en projection sur Ox donne : $\ddot{x} + \frac{\lambda}{M} \dot{x} + \omega_0^2 x = \omega_0^2 L_0$.

Le discriminant de l'équation caractéristique $\Delta = \left(\frac{\lambda}{M} \right)^2 - 4\omega_0^2$ doit être nul pour le régime critique d'où $\lambda = 2M\omega_0$. L'application numérique donne $\lambda = 884 \text{ kg} \cdot \text{s}^{-1}$.

7. La solution de l'équation est alors :

$$x(t) = \exp\left(-\frac{\lambda t}{2M}\right) (At + B) + L_0.$$

À $t = 0$, $x = L_0$ d'où $B = 0$. On calcule la vitesse : $\dot{x} = A \exp\left(-\frac{\lambda t}{2M}\right) \left(1 - \frac{\lambda}{2M} t\right)$.

Or à $t = 0$, $\dot{x} = v_c$ d'où $A = v_c$. Finalement on trouve :

$$x(t) = v_c t \exp\left(-\frac{\lambda t}{2M}\right) + L_0 = -\frac{m}{M} v_0 t \exp\left(-\frac{\lambda t}{2M}\right) + L_0.$$

Le recul est maximal lorsque la vitesse s'annule soit pour $t_m = 2M/\lambda = 1,8 \text{ s}$. On peut alors écrire la valeur de x à t_m :

$$x(t_m) = -\frac{m}{M} v_0 \frac{2M}{\lambda} e^{-1} + L_0 = -\frac{2mv_0}{\lambda e} + L_0 = L_0 - d \Rightarrow d = \frac{2mv_0}{\lambda e} = 1,0 \text{ m}.$$

On retrouve la valeur de d précédente.

17.8 Interaction entre atomes de gaz nobles

1. Étude de la courbe d'énergie potentielle.

a. Pour déterminer le minimum de la courbe d'énergie potentielle, on la dérive. Il est alors profitable de poser $u = \frac{\sigma}{r}$ et $E_p^* = \frac{E_p}{\varepsilon}$ et on obtient : $E_p^* = 4(u^{12} - u^6)$. On remarque alors que :

$$\frac{dE_p^*}{dr} = \frac{dE_p^*}{du} \frac{du}{dr} = -\frac{\sigma}{r^2} \frac{dE_p^*}{du}.$$

Comme $\frac{\sigma}{r^2}$ est non nul, l'annulation de $\frac{dE_p^*}{dr}$ correspond à l'annulation de $\frac{dE_p^*}{du}$ qui est beaucoup plus simple à calculer :

$$\frac{dE_p^*}{du} = 4(12u^{11} - 6u^5) \quad \text{donc} \quad \frac{dE_p^*}{du} = 0 \Leftrightarrow 2u^6 - 1 = 0 \quad \text{ou} \quad u = 0.$$

La solution $u = 0$ qui correspond à $r \rightarrow \infty$ n'est pas la solution recherchée. Finalement :

$$\frac{1}{u^6} = 2 \Rightarrow r_{\min} = 2^{\frac{1}{6}} \sigma \quad \text{et} \quad E_{\min} = E_p(r_{\min}) = -\varepsilon.$$

b. On utilise le calcul précédent en appliquant la relation liant la force à l'énergie potentielle :

$$\vec{f} = -\frac{dE_p}{dr}\vec{u}_r = 4\epsilon\frac{\sigma}{r^2}\left(12u^{11} - 6u^5\right)\vec{u}_r = 24\frac{\epsilon}{\sigma}\left(\frac{\sigma}{r}\right)^7\left(2\left(\frac{\sigma}{r}\right)^6 - 1\right)\vec{u}_r.$$

c. La force est dirigée vers le minimum d'énergie potentielle. Elle est répulsive (selon $+\vec{u}_r$) à courte distance lorsque $r < r_{\min}$ et attractive (selon $-\vec{u}_r$) à grande distance lorsque $r > r_{\min}$. Ce résultat de cours permet de vérifier le calcul ci-dessus. À longue distance, le terme en $\frac{1}{r^6}$ dû aux forces de Van der Waals attractives domine le terme répulsif en $\frac{1}{r^{12}}$.

2. Étude de la température d'ébullition.

a. Pour qu'un atome puisse sortir du puits de potentiel, il faut que son énergie mécanique soit supérieure au maximum d'énergie potentielle, soit ici 0. Si un atome possède une énergie cinétique supérieure à la profondeur du puits de potentiel ϵ , alors il possède nécessairement l'énergie mécanique lui permettant de sortir de ce puits. La température T_1 correspondante est :

$$\epsilon = \frac{3}{2}k_B T_1 \quad \text{soit} \quad T_1 = \frac{2}{3} \frac{\epsilon}{k_B}.$$

b. À cette température, les atomes sont libres de s'éloigner indéfiniment les uns des autres et d'occuper tout le volume dont ils disposent. Ils forment donc un gaz. On regroupe les températures T_1 dans le tableau 17.2. On observe qu'à la fois la valeur de la température T_1 et son évolution selon la nature du gaz noble étudié sont en accord avec les températures d'ébullition mesurées. Le modèle explique correctement les données expérimentales.

3. Étude de la masse volumique.

a. En phase liquide, le modèle précise que les atomes sont piégés dans le puits de potentiel. Leur mobilité est donc restreinte et, d'après la courbe 17.15, r est compris entre σ et environ 2σ . La distance inter-atomique est donc proche de $r_{\min}$.

Chaque atome occupe un volume de l'ordre de $r_{\min}^3$. Le nombre d'atome par unité de volume est donc $n^* = \frac{1}{r_{\min}^3}$.

b. La masse volumique est égale au produit du nombre d'atome par unité de volume n^* par la masse m^* d'un atome avec $m^* = \frac{M}{\mathcal{N}_a}$. Pour l'application numérique, on n'oublie pas que l'unité du système international pour la masse est le kg et on reporte les valeurs dans le tableau 17.2. Là encore, l'accord entre modèle et expérience est satisfaisant mais on voit que le modèle est incomplet car il s'éloigne des valeurs expérimentales pour l'hélium et le xénon.

4. Étude qualitative de l'évolution de cette masse volumique avec la température.

a. Sur le diagramme de phase de la figure 17.15, on observe des trajectoires fermées correspondant à des mouvements périodiques dans un état lié. Lorsque l'énergie mécanique est faible, les trajectoires de phase sont quasiment elliptiques au voisinage de $r_{\min}$ puis, lorsque l'énergie mécanique augmente, elles se déforment et s'allongent vers les r croissants. Lorsque l'énergie mécanique est encore plus grande, les trajectoires de phases ne sont plus fermées.

CHAPITRE 17 – MOUVEMENT DANS UN Puits DE POTENTIEL

- b. Les trajectoires de phase fermées correspondent à des états liés (et donc à un liquide d’après ce qui précède) tandis que les trajectoires ouvertes correspondent à des états de diffusion (et donc à un gaz).
- c. Dans le cas de trajectoires de phases fermées, la trajectoire de phase s’étire vers les r croissants lorsque l’énergie mécanique augmente. En moyenne dans le temps, r est donc plus grand et de plus en plus grand à mesure que l’énergie mécanique augmente.
- d. Une augmentation de la température entraîne une augmentation de l’énergie cinétique donc une augmentation de l’énergie mécanique moyenne d’un atome. D’après la question précédente, la distance moyenne entre les atomes d’un liquide augmente donc lorsque la température augmente.
- e. En conséquence, le modèle prévoit une diminution de la masse volumique de la phase liquide avec la température. Ce phénomène s’appelle la dilatation thermique.

atome	He	Ne	Ar	Kr	Xe
masse volumique ($\text{t}\cdot\text{m}^{-3}$)	0,13	1,2	1,4	2,4	3,1
masse volumique modèle ($\text{t}\cdot\text{m}^{-3}$)	0,26	1,1	1,2	2,1	2,3
température d’ébullition (K)	4,2	27,1	87,3	119,9	165,0
T_l (K)	3.6	25	78	110	146

Tableau 17.2

Mouvement d'une particule chargée dans un champ électrique ou magnétique

18

Le mouvement des particules chargées dans un champ électrique et/ou magnétique est un sujet important du fait du grand nombre d'applications qui l'utilisent. On se limite aux champs uniformes et indépendants du temps qui ne dépendent ni de la position dans l'espace ni de l'instant considérés. On exclut tout développement relativiste, ce qui implique que la vitesse des particules soit négligeable devant la vitesse de la lumière. Cette condition est restrictive car les particules accélérées par des champs électriques peuvent facilement atteindre des vitesses proches de celle de la lumière. Des effets relativistes permettent alors généralement d'expliquer les écarts entre le modèle théorique basé sur la mécanique classique et les observations expérimentales.

1 Force de Lorentz

1.1 Rappel de l'expression

Comme cela a été vu dans le chapitre de dynamique du point, une particule chargée de masse m , de charge q , animée d'une vitesse $\vec{v}$ subit, en présence d'un champ électrique $\vec{E}$ et d'un champ magnétique $\vec{B}$, la **force de Lorentz** dont on rappelle l'expression :

$$\vec{f} = q \left(\vec{E} + \vec{v} \wedge \vec{B} \right),$$

où $\vec{E}$, $\vec{B}$ et $\vec{v}$ dépendent du référentiel. Cette force, qui ne s'applique qu'aux particules chargées, est composée d'un terme électrique $q\vec{E}$ et d'un terme magnétique $q\vec{v} \wedge \vec{B}$.

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D'UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

La force électrique $\vec{F}_{\text{elec}}$ est alignée avec le champ électrique $\vec{E}$. Elle a le même sens si la charge q de la particule est positive et un sens opposé si q est négative.

Pour trouver la direction de la force magnétique $\vec{F}_{\text{mag}}$, on utilise la « règle de la main droite » représentée sur la figure 18.1. Tout comme la force électrique, elle change de sens lorsque le signe de la charge change.

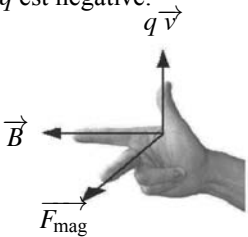


Figure 18.1 – Règle de la main droite.

1.2 Différence fondamentale entre la composante électrique et la composante magnétique

Du point de vue de la mécanique, une différence fondamentale existe entre les deux composantes de la force de Lorentz :

- la force magnétique est toujours orthogonale à la vitesse. Sa puissance, et donc son travail, sont nuls. Le théorème de l'énergie cinétique implique que l'énergie cinétique d'un corps soumis uniquement à ce type de force est conservée. La norme de sa vitesse est alors une constante du mouvement. Ainsi, la force magnétique ne peut agir que sur la direction du mouvement.
- la force électrique peut délivrer une puissance à une particule chargée. Elle est capable de la mettre en mouvement et de modifier son énergie cinétique. La force électrique peut agir à la fois sur la norme et sur la direction de la vitesse.

La force électrique permet d'accélérer ou de freiner une particule chargée. La force magnétique ne peut que la dévier.

On montre dans le paragraphe 2.3 qu'il est relativement aisé d'accélérer un électron se déplaçant dans le vide jusqu'à une vitesse de $3 \cdot 10^7 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. Cette vitesse, qui correspond au dixième de la vitesse de la lumière, est la limite supérieure permettant de négliger les effets relativistes donc de négliger la vitesse de la particule devant celle de la lumière.

1.3 Ordre de grandeur et conséquences

a) Unités et ordre de grandeur des champs électriques et magnétiques

La valeur des champs magnétiques et électriques peut balayer plusieurs ordres de grandeur et il est bon d'avoir en tête que :

- le champ électrique se mesure en volt par mètre ($1 \text{ V} \cdot \text{m}^{-1} = 1 \text{ kg} \cdot \text{m} \cdot \text{s}^{-3} \cdot \text{A}^{-1}$). Un champ électrique de l'ordre de $10^6 \text{ V} \cdot \text{m}^{-1}$ est un champ intense qui peut provoquer la formation d'étincelles dans l'air.
- le champ magnétique se mesure en Tesla ($1 \text{ T} = 1 \text{ kg} \cdot \text{s}^{-2} \cdot \text{A}^{-1}$). Il prend usuellement des valeurs comprises entre $5 \cdot 10^{-5} \text{ T}$ pour le champ magnétique terrestre et 30 T pour le champ magnétique intense d'un spectroscope à résonance magnétique nucléaire (R.M.N.). Les aimants usuels produisent des champs magnétiques de l'ordre de $0,1 \text{ T}$.

b) Comparaison des termes électrique et magnétique

Pour avoir un ordre de grandeur de cette force et de ses composantes électrique et magnétique, on considère le cas d'un électron dont la charge vaut $q = -e = -1,6 \cdot 10^{-19} \text{ C}$, animé d'une vitesse égale à $3 \cdot 10^7 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. Pour un champ magnétique peu intense de module $0,1 \text{ T}$, le module de la composante magnétique de la force de Lorentz est de l'ordre de :

$$F_{\text{mag}} = qvB = 1,6 \cdot 10^{-19} \times 3 \cdot 10^7 \times 0,1 = 5 \cdot 10^{-13} \text{ N}.$$

Pour obtenir une composante électrique de la force de Lorentz du même ordre de grandeur, il faut un champ électrique de module :

$$E = \frac{F_{\text{elec}}}{q} \simeq \frac{F_{\text{mag}}}{q} = \frac{5 \cdot 10^{-13}}{1,6 \cdot 10^{-19}} = 3 \cdot 10^6 \text{ V} \cdot \text{m}^{-1}.$$

Il s'agit d'un champ électrique important. Cela signifie que, pour de telles vitesses, la force magnétique d'un champ magnétique peu intense est aussi importante que la force électrique d'un champ électrique intense. C'est la raison principale pour laquelle on utilise très souvent des forces magnétiques lorsque l'on veut dévier des particules chargées allant à grande vitesse.

c) Comparaison au poids de la particule

En prenant le cas d'un proton sur Terre, la masse vaut $m_p = 1,7 \cdot 10^{-27} \text{ kg}$ et le champ de pesanteur $g = 9,8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$. L'ordre de grandeur du poids du proton est de $m_p g = 1,7 \cdot 10^{-27} \times 9,8 \simeq 1,7 \cdot 10^{-26} \text{ N}$. La charge du proton valant $e = 1,6 \cdot 10^{-19} \text{ C}$, la force électrique atteint la même valeur que le poids ($eE = m_p g$) pour un champ électrique extrêmement faible de norme $E = 10^{-7} \text{ V} \cdot \text{m}^{-1}$. Le poids est donc largement négligeable devant la force électrique.

Concernant la force magnétique, pour qu'un proton soit soumis à une force magnétique comparable à son poids ($evB = m_p g$), il ne doit pas dépasser la vitesse de $2 \cdot 10^{-3} \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$ dans le champ magnétique terrestre de $5 \cdot 10^{-5} \text{ T}$. C'est une vitesse extrêmement faible. Le poids est donc largement négligeable devant la force magnétique.

Dans les deux cas, pour un électron dont la masse est environ 2000 fois plus faible que celle d'un proton, le rapport de force est encore plus défavorable au poids.

On peut toujours négliger le poids d'une particule chargée soumise à un champ électromagnétique.

2 Mouvement dans un champ électrique uniforme

On s'intéresse dans un premier temps au mouvement d'une particule chargée dans un champ électrique seul.

2.1 Équation du mouvement

On étudie le mouvement de la particule dans le référentiel du laboratoire. On assimile cette particule à un point matériel M de masse m et de charge q et on considère le référentiel du laboratoire comme galiléen. La particule est soumise à :

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

- la force électrique : $\vec{f} = q \vec{E}$,
- son poids que l’on néglige.

On applique le principe fondamental de la dynamique qui s’écrit :

$$\frac{d(m \vec{v})}{dt} = q \vec{E} \quad \Longleftrightarrow \quad \vec{a} = \frac{q \vec{E}}{m},$$

en notant $\vec{a}$ l’accélération de la particule. Ce type de mouvement, caractérisé par une accélération constante, a été étudié en détail lors du chapitre de cinématique du point.

2.2 Étude de la trajectoire

Comme le champ $\vec{E}$ est indépendant du temps, on peut intégrer vectoriellement soit :

$$\vec{v} = \frac{q \vec{E}}{m} t + \vec{v}_0,$$

et :

$$\overrightarrow{OM} = \frac{1}{2} \frac{q}{m} \vec{E} t^2 + \vec{v}_0 t, \tag{18.1}$$

en prenant comme origine O la position initiale de la particule.

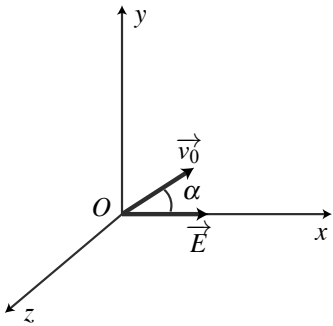


Figure 18.2 – Conditions initiales du mouvement.

Le mouvement a lieu dans le plan défini par la position initiale, le champ électrique et le vecteur vitesse initial. Ceci n’a rien de surprenant : la seule force qui s’exerce sur la particule est dans ce plan. On remarque l’analogie avec le mouvement d’un point matériel dans le champ de pesanteur : dans les deux cas, la force appliquée est constante et uniforme.

Pour aller plus loin dans l’analyse du mouvement, on se place en coordonnées cartésiennes. On oriente l’axe (Ox) dans le sens du champ électrique de sorte que : $\vec{E} = E \vec{u}_x$ avec $E > 0$. La vitesse initiale définit avec le champ électrique un plan que l’on prend comme plan (xOy) et on note α l’angle que fait le vecteur vitesse avec le champ électrique dans ce plan (figure 18.2). L’axe (Oz) complète la base directe. La projection de l’équation (18.1) dans cette base, conduit à :

$$\begin{cases} x &= \frac{qE}{2m} t^2 + v_0 t \cos \alpha \\ y &= v_0 t \sin \alpha \\ z &= 0. \end{cases} \tag{18.2}$$

La trajectoire s’obtient en éliminant le temps t dans les relations précédentes ; le plus simple est d’obtenir t en fonction de y . On doit donc distinguer deux cas : le cas où $\alpha = 0$ ou π et le cas où $\alpha \neq 0$, c’est-à-dire le cas où la vitesse initiale est parallèle au champ électrique et celui où elle ne lui est pas parallèle.

a) Trajectoire lorsque la vitesse initiale est parallèle au champ

Dans ce cas, $\sin \alpha = 0$ et $\cos \alpha = 1$ si $\alpha = 0$ et $\cos \alpha = -1$ si $\alpha = \pi$. La loi horaire du mouvement devient :

$$x = \frac{qE}{2m}t^2 \pm v_0t \quad ; \quad y = 0 \quad ; \quad z = 0,$$

ce qui correspond à un mouvement rectiligne uniformément varié d'axe Ox .

b) Trajectoire lorsque la vitesse initiale n'est pas parallèle au champ

Dans ce cas, on a $\alpha \neq 0$ donc $\sin \alpha \neq 0$. On peut alors diviser par $v_0 \sin \alpha$ et obtenir :

$$t = \frac{y}{v_0 \sin \alpha}.$$

En reportant dans l'équation horaire de x , on en déduit :

$$x = \frac{qE}{2mv_0^2 \sin^2 \alpha} y^2 + \frac{\cos \alpha}{\sin \alpha} y.$$

Les trajectoires sont des paraboles passant par l'origine que l'on a représentées sur la figure 18.3. On retrouve le même type de mouvement que pour un point matériel de masse m évoluant sous l'unique action de son poids.

Ces trajectoires sont caractérisées par leur sommet qui correspond à un extremum de x . On cherche donc les valeurs de y qui annulent la dérivée $\frac{dx}{dy}$:

$$\frac{dx}{dy} = \frac{qE}{mv_0^2 \sin^2 \alpha} y + \frac{\cos \alpha}{\sin \alpha} = 0.$$

On obtient : $y_s = -\frac{mv_0^2 \sin \alpha \cos \alpha}{qE}$, que l'on reporte dans l'équation de la trajectoire pour déterminer $x_s = -\frac{mv_0^2 \cos^2 \alpha}{2qE}$.

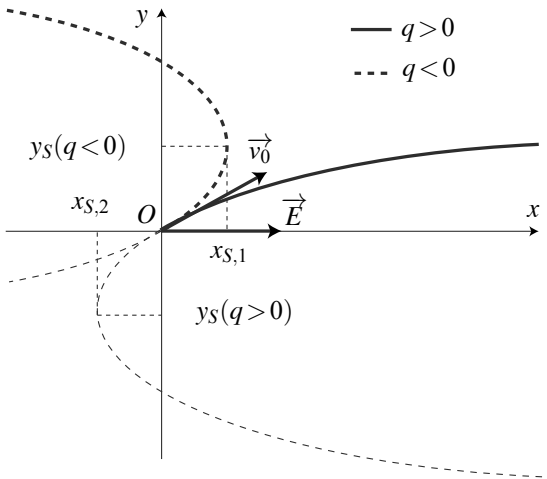


Figure 18.3 – Trajectoires d'une particule chargée positivement ou négativement dans un champ électrique quand la vitesse initiale n'est pas colinéaire au champ.

2.3 Accélération d'une particule chargée par un champ électrique

a) Étude générale

On s'intéresse dans ce paragraphe aux aspects énergétiques afin de montrer qu'un champ électrique peut modifier la norme de la vitesse d'une particule chargée.

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D'UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

Expression de l'énergie potentielle Le champ électrique $\vec{E}$ est supposé uniforme. On a vu dans le chapitre sur l'énergie que la force électrique est alors conservative et dérive d'une énergie potentielle $E_p(x)$ telle que :

$$\delta W(\vec{f}) = \vec{f} \cdot d\vec{OM} = q\vec{E} \cdot d\vec{OM} = qE\vec{u}_x \cdot d\vec{OM} = qEdx = -dE_p.$$

On trouve alors :

$$E_p = q(-Ex + C) \quad \text{où } C \text{ est une constante arbitraire.}$$

Définition du potentiel électrique

On définit le **potentiel électrique** noté V par la relation :

$$E_p = qV \quad \text{soit} \quad V = \frac{E_p}{q}.$$

Lorsque le champ électrique est uniforme, dirigé selon (Ox) et d'expression $\vec{E} = E\vec{u}_x$, le potentiel électrique V est une fonction linéaire de x de dérivée $-E$:

$$V(x) = -Ex + C.$$

Le potentiel électrique V qui est défini ici ne dépend pas de la charge q mais uniquement du champ électrique E . Il s'agit du même potentiel que celui que l'on a introduit en électricité. Le choix de la constante arbitraire C correspond au choix de la position du potentiel électrique nul (référence de potentiel) et donc au choix de la masse en électricité.

Le champ électrique est toujours dirigé vers les potentiels décroissants. En effet :

- si $E > 0$, $V(x)$ est une fonction décroissante de x et le champ $\vec{E}$ est dirigé dans le sens des x croissants ;
- si $E < 0$, $V(x)$ est une fonction croissante de x et le champ $\vec{E}$ est dirigé dans le sens des x décroissants.

Remarque

La force électrique est conservative même si le champ électrique n'est pas uniforme. On peut alors définir un potentiel électrique mais son expression n'est plus la même.

Production d'un champ électrique uniforme Pour obtenir un champ électrique uniforme parallèle à l'axe (Ox) , il faut créer un potentiel qui varie linéairement selon l'axe (Ox) . Pour cela, il suffit d'appliquer une différence de potentiel (ou tension) U entre deux grilles métalliques planes perpendiculaires à l'axe (Ox) (et donc parallèles entre elles) et distantes de d (figure 18.4). On admet que le champ créé entre les deux électrodes est alors uniforme.

Pour établir la tension U , on branche un générateur entre les deux électrodes. On peut fixer arbitrairement la masse sur l'électrode placée en $x = \frac{d}{2}$ et le potentiel U en $x = -\frac{d}{2}$. Le potentiel évolue alors avec l'abscisse x selon la relation linéaire $V(x) = -Ex + C$ et vérifie les conditions aux limites suivantes en $x = \pm \frac{d}{2}$:

$$\begin{cases} V\left(-\frac{d}{2}\right) = U = E\frac{d}{2} + C \\ V\left(\frac{d}{2}\right) = 0 = -E\frac{d}{2} + C. \end{cases}$$

On élimine C en calculant la différence entre ces deux équations et on obtient $E = \frac{U}{d}$. Lorsque le potentiel appliqué en $x = -\frac{d}{2}$ est positif, le champ électrique est dirigé vers les x croissants.

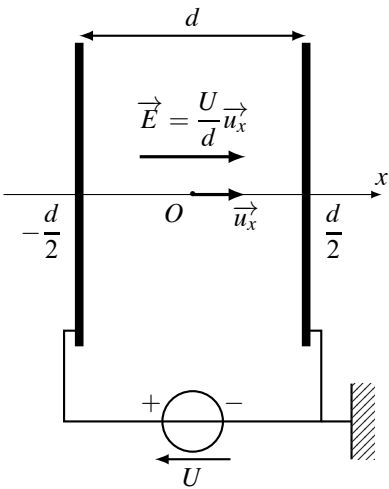


Figure 18.4 – Production d'un champ électrique uniforme.

En appliquant une différence de potentiel U entre deux grilles (ou électrodes) planes, parallèles et distantes de d , on obtient un champ électrique perpendiculaire aux grilles, dirigé vers les potentiels décroissants et de norme :

$$E = \frac{U}{d}.$$

Il est aisé de fabriquer une différence de potentiel de 1 kV et de l'appliquer entre deux plans distants de 1 cm. Cela conduit à un champ électrique de $1 \text{ kV} \cdot \text{cm}^{-1} = 10^5 \text{ V} \cdot \text{m}^{-1}$.

b) Conservation de l'énergie mécanique

La seule force étant la force électrique qui est conservative, le théorème de l'énergie mécanique implique la conservation de l'énergie mécanique d'où :

$$E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}mv^2 + qV = \text{constante}.$$

En indiquant par l'indice i la situation initiale et par f la situation finale, on en déduit la variation d'énergie cinétique :

$$\Delta E_c = \frac{1}{2}mv_f^2 - \frac{1}{2}mv_i^2 = -q\left(V(x_f) - V(x_i)\right). \tag{18.3}$$

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D'UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

Pour faire varier l'énergie cinétique et donc la norme de la vitesse d'une particule chargée soumise uniquement à une force électromagnétique, il faut lui faire franchir une différence de potentiel ΔV . La variation de l'énergie cinétique est dans ce cas :

$$\Delta E_c = -q\Delta V.$$

Si $q > 0$, la particule sera accélérée par une différence de potentielle $\Delta V < 0$ et freinée par une différence de potentielle $\Delta V > 0$.

Si $q < 0$, la particule sera accélérée par une différence de potentielle $\Delta V > 0$ et freinée par une différence de potentielle $\Delta V < 0$.

c) Cas particulier où la vitesse initiale est nulle

Dans ce cas, le mouvement est nécessairement rectiligne et accéléré. Le sens de la force $\vec{f} = q\vec{E}$ dépend du signe de la charge considérée.

Accélération de particules chargées positivement On injecte une particule de charge positive sans vitesse initiale à proximité de l'électrode positive : $x_i = -\frac{d}{2}$. Elle est accélérée vers les x croissants jusqu'à l'électrode négative : $x_f = \frac{d}{2}$. L'énergie cinétique finale s'exprime en fonction de la différence de potentiel $V(x_f) - V(x_i) = V\left(\frac{d}{2}\right) - V\left(-\frac{d}{2}\right) = -U$ à l'aide de l'équation (18.3) :

$$\frac{1}{2}mv_f^2 = qU > 0 \quad \Rightarrow \quad v_f = \sqrt{\frac{2qU}{m}}.$$

où la différence de potentiel U est appelée tension accélératrice.

Exemple

Pour un proton : $q = 1,6 \cdot 10^{-19} \text{ C}$ et $m_p = 1,67 \cdot 10^{-27} \text{ kg}$. Si la tension accélératrice vaut $U = 2,0 \text{ kV}$, la vitesse finale est :

$$v_f = \sqrt{\frac{2 \times 1,6 \cdot 10^{-19} \times 2,0 \cdot 10^3}{1,67 \cdot 10^{-27}}} = 6,2 \cdot 10^5 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

Accélération des particules chargées négativement On injecte une particule de charge négative sans vitesse initiale à proximité de l'électrode négative : $x_i = \frac{d}{2}$. Elle est accélérée vers les x décroissants jusqu'à atteindre l'électrode positive située en $x_f = -\frac{d}{2}$. L'énergie cinétique finale s'exprime en fonction de la différence de potentiel $V(x_f) - V(x_i) = V\left(-\frac{d}{2}\right) - V\left(\frac{d}{2}\right) = U$ à l'aide de l'équation (18.3) :

$$\frac{1}{2}mv_f^2 = -qU > 0 \quad \Rightarrow \quad v_f = \sqrt{\frac{-2qU}{m}}.$$

Exemple

Pour un électron : $q = -1,6 \cdot 10^{-19}$ C et $m_e = 9,1 \cdot 10^{-31}$ kg. Si la tension accélératrice vaut $U = 2,0$ kV, la vitesse finale est :

$$v_f = \sqrt{\frac{2 \times 1,6 \cdot 10^{-19} \times 2,0 \cdot 10^3}{9,1 \cdot 10^{-31}}} = 2,7 \cdot 10^7 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

Une nouvelle unité d'énergie adaptée : l'électron-volt La formule (18.3) montre que le produit d'une charge par une différence de potentiel est homogène à une énergie. On définit l'**électron-volt** comme le produit de la charge de l'électron e par le volt. Cette nouvelle unité d'énergie vaut $1 \text{ eV} = 1,6 \cdot 10^{-19}$ J. Les exemples précédents permettent de comprendre sa signification et son intérêt.

Un électron ou un proton initialement au repos et accéléré sous une tension de 1 V acquiert une énergie cinétique de 1 eV.

Remarque

L'énergie cinétique finale d'un électron initialement au repos et accéléré par une tension accélératrice de 2 kV vaut 2 keV. Sa vitesse est alors de $2,7 \cdot 10^7 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$ soit environ 10 % de la vitesse de la lumière. Une telle différence de potentiel est relativement aisée à réaliser, on peut donc facilement obtenir des électrons relativistes. Dans ce cours, on se limite à des tensions accélératrices inférieures ou égales à 2 kV pour les applications numériques concernant des électrons afin de rester dans l'approximation classique.

3 Mouvement dans un champ magnétique

On s'intéresse au mouvement d'une particule chargée dans un champ magnétique uniforme. Lorsque la vitesse de la particule est initialement perpendiculaire au champ magnétique, on observe expérimentalement qu'elle suit une trajectoire circulaire. On veut expliquer cette trajectoire et déterminer son rayon.

3.1 Le mouvement est uniforme

On étudie le mouvement d'une particule de charge q et de masse m dans un champ magnétique uniforme $\vec{B}$ de norme B . À l'instant initial, la particule est animée d'une vitesse initiale $\vec{v}_0$ de norme v_0 et de direction perpendiculaire à $\vec{B}$.

On modélise la particule par un point matériel M et on étudie son mouvement dans le référentiel du laboratoire considéré comme galiléen. La particule est soumise aux forces suivantes :

- la force magnétique $\vec{f} = q \vec{v} \wedge \vec{B}$,
- son poids qui sera négligé compte tenu des ordres de grandeur.

Dans un premier temps, on s'intéresse uniquement à la norme de la vitesse et on utilise le théorème de l'énergie cinétique. La force magnétique étant perpendiculaire à la vitesse à chaque instant, sa puissance, et par conséquent son travail, sont nuls. L'application du théo-

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

rème de l’énergie cinétique :

$$\Delta E_c = W(\vec{f}) = 0,$$

montre que l’énergie cinétique $E_c = \frac{1}{2}mv^2$ de la particule est une constante du mouvement. Par conséquent, le module de sa vitesse conserve sa valeur initiale v_0 .

Le mouvement d’une particule chargée dans un champ magnétique est uniforme.

3.2 Étude de la trajectoire

a) Observations expérimentales

La trajectoire des particules est circulaire dans un plan perpendiculaire à $\vec{B}$. Le sens de parcours et la position du centre de la trajectoire dépendent du signe de la charge (figure 18.5).

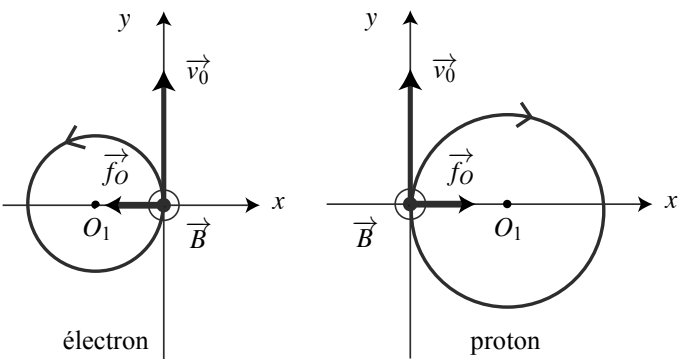


Figure 18.5 – Particules chargées évoluant en présence d’un champ magnétique uniforme. Les rayons ne sont pas tracés avec la même échelle dans le cas de l’électron et du proton.

b) Détermination du rayon et de la vitesse angulaire

On applique le principe fondamental de la dynamique :

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} = q \vec{v} \wedge \vec{B}. \tag{18.4}$$

On peut étudier cette trajectoire en coordonnées polaires d’origine O_1 confondue avec le centre de la trajectoire et d’axe (O_1z) orienté par $\vec{B}$. On a montré précédemment que le mouvement est uniforme à la vitesse v_0 , on utilise donc les résultats sur le mouvement circulaire et uniforme établis dans le chapitre de *Cinématique du point* soit :

$$\overrightarrow{O_1M} = R\vec{u}_r \quad ; \quad \vec{v} = R\dot{\theta}\vec{u}_\theta = \pm v_0\vec{u}_\theta \quad ; \quad \vec{a} = -\frac{v_0^2}{R}\vec{u}_r.$$

À ce niveau, le sens de la rotation n'est pas déterminé, ce qui explique la notation $\vec{v} = \pm v_0 \vec{u}_\theta$. L'accélération est dirigée selon $-\vec{u}_r$ (elle est toujours dirigée vers l'intérieur de la trajectoire). La force magnétique étant la seule force, elle est nécessairement parallèle et de même sens que l'accélération d'après le principe fondamental de la dynamique. Cela permet de raisonner sur les normes. Les vecteurs $q\vec{v}$ et $\vec{B}$ sont perpendiculaires entre eux et de norme respectives $|q|v_0$ et B , donc $\|q\vec{v} \wedge \vec{B}\| = |q|v_0B$. Par ailleurs, la norme de l'accélération vaut $\frac{v_0^2}{R}$. Le principe fondamental de la dynamique (18.4) conduit ensuite à :

$$m \frac{v_0^2}{R} = |q|v_0B \quad \Longleftrightarrow \quad v_0 = \frac{|q|B}{m}R.$$

La dimension de $\frac{|q|B}{m}$ est celle d'une pulsation car :

$$[Q \times v \times B] = [F] \quad \Rightarrow \quad \left[\frac{Q \times B}{M} \right] = \left[\frac{F}{M \times v} \right] = \left[\frac{F}{M \times a \times T} \right] = \left[\frac{F}{F \times T} \right] = [T^{-1}].$$

On note alors $\omega_c = \frac{|q|B}{m}$ cette pulsation qui se nomme **pulsation cyclotron**. La relation entre le rayon et la vitesse v_0 devient alors :

$$v_0 = R\omega_c \quad \Longleftrightarrow \quad R = \frac{v_0}{\omega_c}.$$

Une particule de charge q et de vitesse initiale $\vec{v}_0$ perpendiculaire à un champ magnétique uniforme $\vec{B}$ suit un **mouvement circulaire et uniforme** à la vitesse angulaire $\omega_c = \frac{|q|B}{m}$ appelée **pulsation cyclotron**. On trouve le rayon de la trajectoire grâce à la relation $v_0 = R\omega_c$.

Remarque

Lorsque la vitesse initiale n'est pas perpendiculaire au champ magnétique, le mouvement est hélicoïdal, composé d'un mouvement rectiligne et uniforme dans la direction de $\vec{B}$ et d'un mouvement circulaire et uniforme dans le plan perpendiculaire à $\vec{B}$.

c) Position du centre de la trajectoire - Sens de parcours de la trajectoire

On peut tracer la trajectoire dans le cas d'une injection de particule en O avec la vitesse $\vec{v}_0$. On oriente pour cela l'axe (Oy) selon $\vec{v}_0$. La droite (Oy) est alors une tangente à la trajectoire. L'axe (Ox) , perpendiculaire à (Oy) , est donc un diamètre de la trajectoire. La force magnétique est nécessairement dirigée vers le centre de la trajectoire circulaire. Sa direction au passage en O avec une vitesse $\vec{v}_0$ permet donc de situer le centre O_1 de la trajectoire (voir figure 18.5) :

$$\vec{f}_O = q\vec{v}_0 \wedge \vec{B} = qv_0\vec{u}_y \wedge B\vec{u}_z = qv_0B\vec{u}_x.$$

On en déduit que :

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

- pour une charge positive, $\vec{f}_O$ est dirigée selon $+\vec{u}_x$ donc O_1 a une abscisse positive ;
- pour une charge négative, $\vec{f}_O$ est dirigée selon $-\vec{u}_x$ donc O_1 a une abscisse négative.

La connaissance du rayon de la trajectoire permet alors de situer son centre et de la tracer. La vitesse en O permet ensuite de déduire le sens de parcours de la trajectoire (figure 18.5). Il faut noter que le sens du mouvement circulaire dépend du signe de la charge q : les électrons tournent dans le sens direct autour du champ $\vec{B}$ et les protons dans le sens indirect.

d) Ordres de grandeur

On considère des particules préalablement accélérées par une différence de potentiel de 2000 V comme cela a été détaillé plus haut. Un proton possède la vitesse $v_0 = 6,2 \cdot 10^5 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ et un électron la vitesse $v_0 = 2,7 \cdot 10^7 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. Lorsqu’on les soumet à un champ magnétique de 0,10 T, ces particules de charge $|q| = e = 1,6 \cdot 10^{-19} \text{ C}$ suivent des trajectoires circulaires de rayon :

$$\begin{aligned} R &= \frac{mv_0}{eB} = \frac{1,67 \cdot 10^{-27} \times 6,2 \cdot 10^5}{1,6 \cdot 10^{-19} \times 0,10} = 6,5 \text{ cm pour le proton de masse } m_p = 1,67 \cdot 10^{-27} \text{ kg} \\ &= \frac{9,1 \cdot 10^{-31} \times 2,7 \cdot 10^7}{1,6 \cdot 10^{-19} \times 0,10} = 1,5 \text{ mm pour l'électron de masse } m_e = 9,1 \cdot 10^{-31} \text{ kg.} \end{aligned}$$

La vitesse angulaire s’écrit :

$$\begin{aligned} \omega_c &= \frac{eB}{m} = \frac{1,6 \cdot 10^{-19} \times 0,10}{1,67 \cdot 10^{-27}} = 9,5 \cdot 10^6 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1} \text{ pour le proton} \\ &= \frac{1,6 \cdot 10^{-19} \times 0,10}{9,1 \cdot 10^{-31}} = 1,8 \cdot 10^{10} \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1} \text{ pour l'électron.} \end{aligned}$$

L’électron tourne plus rapidement que le proton et sur une trajectoire de rayon plus petit.

4 Quelques applications de ces mouvements

On considère quelques applications des mouvements de particules dans des champs électrique et magnétique. La liste est loin d’être exhaustive et on se limite à l’analyse de quelques expériences intéressantes.

4.1 Expérience de Thomson

À la fin du XIX^e siècle, J.J. Thomson conduit une série d’expériences qui le conduisent à mettre en évidence l’existence de l’électron et à en déterminer le rapport $\frac{e}{m_e}$ de sa charge par sa masse. C’est une avancée décisive dans la connaissance de la matière qui lui vaut d’être récompensé d’un prix Nobel de Physique en 1906. Toutes ces expériences mettent en jeu des mouvements d’électrons dans des tubes à vide.

L’expérience permettant de mesurer ce rapport consiste tout d’abord à accélérer un faisceau d’électrons (charge $-e$) initialement immobiles par un champ électrique $\vec{E}_0$, ce qui leur procure une vitesse $\vec{v}_0$. Ce faisceau est ensuite dévié par un champ électrique $\vec{E}$ appliqué perpendiculairement au mouvement des électrons du faisceau sur une longueur a . On mesure

alors la déviation d induite par ce champ électrique sur un écran situé à une distance $L \gg a$. (voir figure 18.6).

L'application du seul champ électrique conduit à une déviation d'un angle θ dont le calcul est présenté au paragraphe suivant et qui vérifie :

$$\tan \theta = \frac{eEa}{m_e v_0^2} \simeq \frac{d}{L}.$$

On en déduit l'expression de la vitesse :

$$v_0 = \sqrt{\frac{eEaL}{m_e d}}.$$

On superpose alors un champ magnétique $\vec{B}$ perpendiculaire à $\vec{E}$ et tel que la force magnétique $-e\vec{v}_0 \wedge \vec{B}$ soit égale à la force électrique $-e\vec{E}$. Le faisceau d'électrons n'est alors plus dévié. L'égalité des forces électrique et magnétique donne : $eE = ev_0B$ soit $v_0 = \frac{E}{B}$.

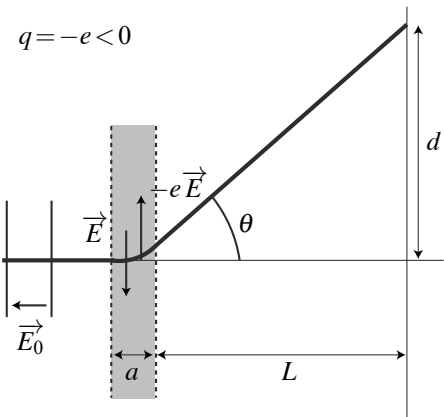


Figure 18.6 – Expérience de Thomson avec le champ électrique seul.

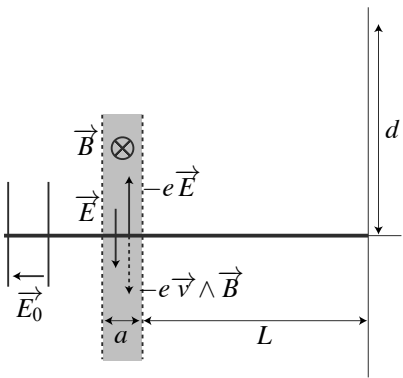


Figure 18.7 – Expérience de Thomson avec champs électrique et magnétique.

En égalant les deux expressions de la vitesse, on obtient :

$$v_0^2 = \frac{E^2}{B^2} = \frac{eEaL}{m_e d} \implies \frac{e}{m_e} = \frac{dE}{aLB^2}.$$

Les paramètres géométriques a et L sont imposés par la configuration géométrique de l'expérience. La mesure de d et des champs E et B permet d'accéder au rapport $\frac{e}{m_e}$.

Dans cette expérience, on utilise un champ électrique pour dévier une particule puis un champ magnétique pour annuler l'effet de cette force. Pour un électron de vitesse $v_0 = 2,7 \cdot 10^7 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ et un champ électrique important $E = 10^6 \text{ V}\cdot\text{m}^{-1}$, il suffit d'un champ magnétique faible

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

$B = \frac{E}{v_0} = 0,04 \text{ T}$. Pour dévier un faisceau d’électron, un champ magnétique peu intense est aussi efficace qu’un champ électrique fort.

Lorsque l’on veut dévier des particules chargées, il est souvent préférable d’utiliser des champs magnétiques. C’est d’autant plus vrai que la vitesse des particules est élevée.

Annexe : déviation d’un électron par un champ électrique Pour calculer la déviation, on remarque que la vitesse initiale est perpendiculaire au champ électrique et que le champ ne s’applique que dans une zone limitée de l’espace de largeur a . On se ramène à la situation étudiée au paragraphe 2.2 en choisissant l’axe (Ox) dirigé par le champ $\vec{E}$ et l’axe (Oy) dirigé par la vitesse $\vec{v}_0$ (figure 18.8). Dans la zone comprise entre $y = 0$ et $y = a$, le champ électrique est uniforme et le mouvement des électrons est régi par les équations (18.2) avec $\alpha = 0$ et $q = -e$ soit : $x = \frac{-eE}{2m_e}t^2$ et $y = v_0t$.

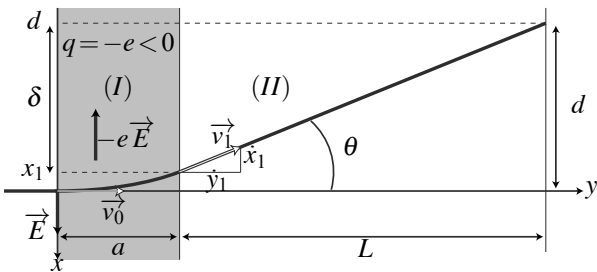


Figure 18.8 – Déviation d’une particule chargée par un champ électrique. Le champ appliqué dans la zone (I) dévie la trajectoire. Le mouvement est ensuite rectiligne et uniforme dans la zone (II).

La particule quitte la zone où règne le champ (en $y_1 = a$) à l’instant $t_1 = \frac{a}{v_0}$ et en un point d’abscisse $x_1 = \frac{-eEa^2}{2m_ev_0^2}$. Elle suit ensuite une trajectoire rectiligne et uniforme de vitesse $\vec{v}_1$.

L’angle de déviation de la trajectoire est donné par : $\tan \theta = \tan(\widehat{\vec{v}_0, \vec{v}_1}) = \left| \frac{\dot{x}_1}{\dot{y}_1} \right|$.

Or $\dot{x} = \frac{-eEt}{m_e}$ et $\dot{y} = v_0$. Donc $\dot{x}_1 = \frac{-eEa}{m_ev_0}$ et $\tan \theta = \frac{eEa}{m_ev_0^2}$.

On peut ensuite calculer la déviation $d = x_1 + \delta$ observée sur un écran situé à une distance $L \gg a$ des plaques de déviation car la tangente de l’angle de déviation peut aussi s’exprimer en fonction de L et de δ :

$$\tan \theta = \frac{\delta}{L} \quad \text{d'où} \quad d = \frac{eEa}{m_ev_0^2} \left(\frac{a}{2} + L \right) \simeq \frac{eEaL}{m_ev_0^2} \quad \text{lorsque } a \ll L.$$

4.2 Spectromètre de masse

Le but d’un spectromètre de masse est d’analyser les ions présents dans un faisceau. On peut utiliser leur différence de masse pour connaître leur proportion respective en supposant que leur charge est connue. Le montage utilisé comprend deux phases :

- **phase accélératrice** : les ions sont accélérés par une forte différence de potentiel. Le théorème de l’énergie cinétique appliqué aux ions supposés initialement au repos fournit leur vitesse à la fin de cette phase :

$$v = \sqrt{\frac{2|q|U}{m}}.$$

On se place dans la limite classique en vérifiant que $v \ll c$ pour éviter un traitement relativiste ;

- **phase de déviation** : on dirige ensuite les ions dans une zone où règne un champ magnétique $\vec{B}$ perpendiculaire au mouvement. Les relations établies précédemment permettent d’affirmer que les ions décrivent une trajectoire circulaire de rayon $R = \frac{mv}{|q|B}$. On en déduit :

$$v = \frac{qBR}{m} = \sqrt{\frac{2|q|U}{m}} \quad \Rightarrow \quad \frac{q^2 B^2 R^2}{m^2} = \frac{2|q|U}{m}$$

puis finalement :

$$\frac{|q|}{m} = \frac{2U}{B^2 R^2}.$$

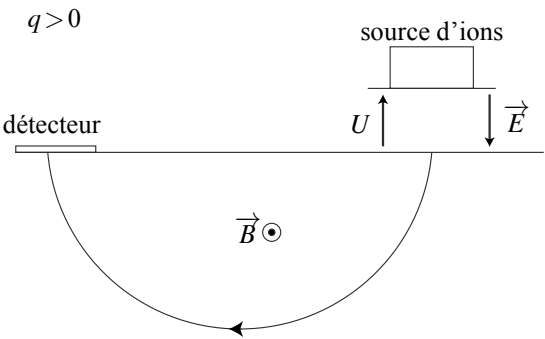


Figure 18.9 – Spectromètre de masse.

L’impact sur le détecteur permet de connaître le rayon de la trajectoire et donc le rapport $\frac{q}{m}$ connaissant la tension accélératrice U et la norme du champ magnétique B . Ce système permet de séparer des éléments ionisés en fonction de leur masse et de leur charge. Si on connaît par ailleurs la charge des ions, on peut en déduire leur masse. Ceci explique le nom de spectromètre de masse donné à ce dispositif.

Ordre de grandeur de la taille du dispositif La charge des ions est de quelques charges élémentaires donc de l’ordre de 10^{-19} C. Leur masse molaire varie entre quelques centaines

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

et quelques milliers de grammes par mole soit de l’ordre de 10^{-24} kg par ion. On prend une tension accélératrice de 10 kV et un champ magnétique de 0,1 T. On obtient alors un rayon de l’ordre de :

$$R = \frac{1}{B} \sqrt{\frac{2mU}{|q|}} = \frac{1}{0,1} \sqrt{\frac{2 \cdot 10^{-24} \times 10^4}{10^{-19}}} = 4 \text{ m}.$$

4.3 Cyclotron

L’existence d’une trajectoire circulaire des particules chargées soumises à un champ magnétique permet d’envisager des accélérateurs de particules agissant de manière cyclique. C’est le principe des cyclotrons dont le dispositif est le suivant :

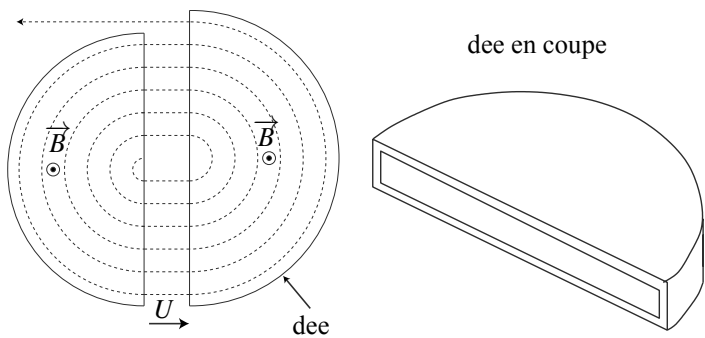


Figure 18.10 – Constitution d’un cyclotron.

Ils sont constitués de deux demi-cylindres creux dénommés « dees » du fait de leur forme de « D » majuscules. Chaque dee est soumis à un champ magnétique uniforme, le sens du champ magnétique est le même dans les deux dees. Les deux dees sont séparés par un espace dans lequel on applique une différence de potentiel U . Souvent les particules injectées dans le dispositif ont été préalablement accélérées.

Dans chaque dee, la particule suit un mouvement circulaire lié au champ magnétique. Sa vitesse angulaire vaut :

$$\omega = \omega_c = \frac{qB}{m}.$$

C’est la pulsation cyclotron dont on peut déduire la fréquence cyclotron :

$$f_c = \frac{\omega_c}{2\pi} = \frac{qB}{2\pi m}.$$

Quand la particule traverse l’interstice entre les deux dees, elle est accélérée par la présence de la différence de potentiel U . Pour qu’elle soit effectivement accélérée à chaque demi-tour, il faut que la tension change de signe entre deux passages successifs dans l’interstice. Sinon elle sera alternativement accélérée et décélérée. Pour obtenir une telle tension, il suffit de prendre une tension sinusoïdale dont la période est celle du cyclotron. De cette manière, le rayon de la trajectoire augmente à chaque traversée de l’interstice puisqu’il est proportionnel à la vitesse. On obtient alors le type de trajectoire indiquée en pointillés sur la figure précédente.

L'intérêt d'un tel dispositif est de pouvoir accélérer très fortement les particules sans être contraint d'appliquer une différence de potentiel énorme.

Exemple

Pour le cyclotron de University of Michigan, Ann Arbor (près de Detroit), le champ magnétique vaut $B = 0,10 \text{ T}$ (on peut atteindre au maximum $1,5 \text{ T}$ mais on est alors dans le cadre relativiste) et le diamètre des dees est de $2,1 \text{ m}$.

Le problème essentiel des cyclotrons est d'obtenir un champ magnétique uniforme sur une surface aussi grande. Il s'agit d'un facteur limitant beaucoup sa taille et donc son utilisation. On a alors une fréquence cyclotron pour les protons de :

$$f_c = \frac{qB}{2\pi m} = \frac{1,6 \cdot 10^{-19} \times 0,10}{2\pi \times 1,67 \cdot 10^{-27}} = 1,5 \text{ MHz.}$$

La vitesse maximale est :

$$v_{\max} = R_{\max} \omega = 2\pi \times 1,05 \times 1,5 \cdot 10^6 = 1,0 \cdot 10^7 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

Pour atteindre une telle vitesse à l'aide d'un seul champ électrique, il faudrait une différence de potentiel de :

$$U = \frac{mv^2}{2|q|} = \frac{1,67 \cdot 10^{-27} \times (10^7)^2}{2 \times 1,6 \cdot 10^{-19}} = 5,3 \cdot 10^5 \text{ V.}$$

Le cyclotron n'est pas le seul type d'accélérateurs de particules. Dans tous les cas, l'accélération est due au champ électrique et le champ magnétique permet de faire revenir les particules au même point et donc de « refermer » les trajectoires.

5 Approche documentaire : limites relativistes en microscopie électronique

Un microscope électronique crée une image très agrandie d'un échantillon. Les grossissements peuvent aller jusqu'à 2 millions, soit environ 1000 fois plus que ce que l'on obtient avec un microscope optique. Néanmoins, la résolution spatiale intrinsèque est toujours plus grande que la longueur d'onde du rayonnement utilisé. Un microscope électronique crée un faisceau d'électrons qu'il dirige vers un échantillon pour l'« éclairer ». La longueur d'onde qui limite la résolution est donc la longueur d'onde de DE BROGLIE du faisceau électronique. Elle est beaucoup plus petite que celle d'un faisceau de lumière visible et d'autant plus petite que les électrons sont rapides. Les électrons sont couramment accélérés jusqu'à des énergies cinétiques E_c comprises entre 10 keV et 1000 keV qui sont telles que l'on doit tenir compte d'effets relativistes.

On doit alors introduire le facteur de Lorentz $\gamma = \frac{1}{\sqrt{1-\beta^2}}$ où $\beta = \frac{v}{c}$ est le rapport de la vitesse de l'électron v à la vitesse de la lumière c . Pour le calculer il faut savoir que, dans le cadre de la théorie relativiste, l'expression de l'énergie cinétique est modifiée et devient :

$$E_c = (\gamma - 1)m_e c^2,$$

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

où $m_e c^2$ est l’énergie de masse de l’électron égale à 511 keV. La longueur d’onde de DE BROGLIE est toujours définie à partir de la quantité de mouvement p par la relation :

$$\lambda = \frac{h}{p},$$

mais la quantité de mouvement vaut $p = \gamma m_e v$.

On a réunit dans le tableau 18.1 les valeurs des paramètres suivants : la tension accélératrice U , le facteur de Lorentz γ , β et λ . Pour bien se rendre compte de l’importance de la correction relativiste, on a également donné le rapport β_c obtenu dans l’approximation classique, ainsi que la longueur d’onde de DE BROGLIE associée λ_c .

$U(\text{kV})$	γ	β	$\lambda(\text{pm})$	β_c	$\lambda_c(\text{pm})$
10	1,02	0,195	12,19	0,198	12,25
20	1,04	0,272	8,58	0,280	8,66
50	1,10	0,413	5,35	0,442	5,48
100	1,20	0,548	3,70	0,626	3,87
200	1,39	0,695	2,51	0,885	2,74
500	1,98	0,863	1,42	1,40	1,73
1000	2,96	0,941	0,87	1,98	0,122

Tableau 18.1 – Caractéristiques des électrons mis en jeu en microscopie électronique.

Questions À la lecture de ce texte, répondre aux questions suivantes :

1. En quoi les effets relativistes limitent la résolution intrinsèque de l’appareil ?
2. Exprimer les coefficients relativistes γ et β en fonction de la tension accélératrice U , de la charge de l’électron e , de sa masse m_e et de la vitesse de la lumière.
3. Retrouver les longueurs d’onde apparaissant dans le tableau 18.1.

Eléments de réponse

1. On voit dans le tableau que la longueur d’onde de DE BROGLIE obtenue en tenant compte des effets relativistes est plus grande que dans le modèle classique. Comme la résolution intrinsèque est limité par cette longueur d’onde, les effets relativistes limitent la résolution intrinsèque de l’appareil.
2. On obtient $\gamma = 1 + \frac{eU}{m_e c^2}$ puis $\beta = \sqrt{1 - \frac{1}{\gamma^2}}$. On en déduit v puis on reporte v et γ dans l’expression de λ pour obtenir :
$$\lambda = \frac{h}{\sqrt{2eUm_e \left(1 + \frac{eU}{2m_e c^2}\right)}}$$
3. Il n’y a plus qu’à faire les applications numériques.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- expression de la force de Lorentz
- effet de la partie électrique de cette force
- effet de la partie magnétique de cette force
- lien entre une différence de potentiel et un champ électrique uniforme
- expression de la pulsation cyclotron

SAVOIR-FAIRE

- évaluer les ordres de grandeurs des forces électriques et magnétiques et les comparer aux forces gravitationnelles
- étudier le mouvement d'une particule chargée dans un champ électrique uniforme
- montrer qu'il s'agit d'un mouvement à vecteur accélération constant
- déterminer, à l'aide d'un bilan énergétique, la vitesse d'une particule chargée accélérée par une différence de potentiel
- déterminer le rayon de la trajectoire d'une particule chargée soumise à un champ magnétique uniforme dans le cas où cette trajectoire est circulaire

MOTS-CLÉS

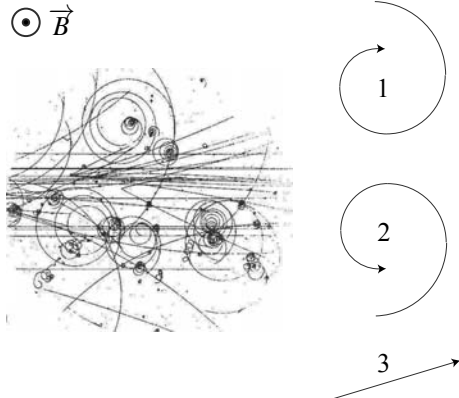
- | | | |
|-----------------------|---------------------------|--------------------|
| • particules chargées | • champ électrique | • champ magnétique |
| • force de Lorentz | • différence de potentiel | |

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D'UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

S'ENTRAÎNER

18.1 Chambre à bulles (★)

Pour visualiser les trajectoires des particules chargées, les premiers détecteurs étaient des « chambre à bulles » dans lesquelles les particules (électrons, protons, neutrons, etc.) déclenchaient la formation de bulles dans un liquide et marquaient ainsi leur passage par une traînée de bulles. La figure ci-contre représente un cliché typique des traces observées lors d'une collision à haute énergie de particules au CERN (organisation européenne pour la recherche nucléaire). Sur le côté droit, on a schématisé les trois types de trajectoires observées avec leur sens de parcours.



Dans ces chambres à bulles, il règne un champ magnétique uniforme $\vec{B}$. Par ailleurs, le passage dans le liquide conduit à une lente décélération des particules.

1. Déterminer le signe de la charge pour les trois types de trajectoires observées.
2. Expliquer qualitativement pourquoi les trajectoires observées ne sont pas circulaires mais s'enroulent en spirales dont le rayon diminue.

18.2 Grandeurs cinétiques d'une particule chargée dans un champ magnétique (★)

Une particule de charge q , de masse m et de vitesse $\vec{v}_0$ pénètre dans une région où règne un champ magnétique $\vec{B}$ constant et uniforme avec $\vec{v}_0 \perp \vec{B}$. Comparer les valeurs des quantités suivantes à l'entrée et à la sortie de la zone :

1. énergie cinétique ;
2. quantité de mouvement.

18.3 Action d'un champ magnétique sur un proton ou sur un électron (★)

Un électron et un proton de même énergie cinétique décrivent des trajectoires circulaires dans un champ magnétique uniforme. Comparer :

1. leur vitesse ;
2. le rayon de leur trajectoire ;
3. leur période.

18.4 Questions sur les particules dans des champs $\vec{E}$ et $\vec{B}$ (★)

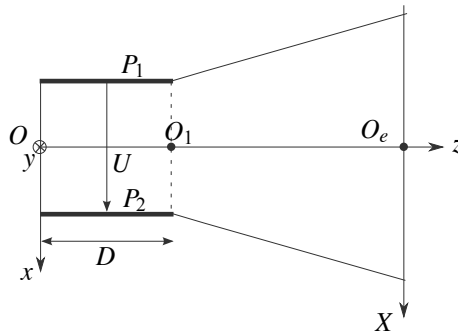
On considère une particule ponctuelle, de charge q et de masse m , de vitesse initiale $\vec{V}_0$ à l'entrée d'une zone où règnent un champ électrique $\vec{E}$ ou un champ magnétique $\vec{B}$.

On suppose ces champs uniformes et indépendants du temps et on néglige toute autre force que celles provoquées par ces champs.

1. La particule décrit une droite et possède une accélération constante a .
 - a. Déterminer la direction et la norme du ou des champs qui provoquent cette trajectoire.
 - b. Déterminer la position du point en fonction du temps.
2. La particule décrit une trajectoire circulaire de rayon R_0 , dans un plan xOy .
 - a. Déterminer la direction du ou des champs qui provoquent cette trajectoire.
 - b. Déterminer la relation entre la norme du champ, v_0 et R_0 . On suggère d'utiliser les coordonnées polaires.

18.5 Déflexion électrique dans un oscilloscope (★★)

Dans tout l'exercice on se place dans un référentiel galiléen associé à un repère cartésien $(O, \vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$. Une zone de champ électrique uniforme (voir figure) est établie entre les plaques P_1 et P_2 (le champ est supposé nul en dehors et on néglige les effets de bord) ; la distance entre les plaques est d , la longueur des plaques D et la différence de potentiel est $U = V_{P_2} - V_{P_1}$ positive. Des électrons (charge $q = -e$, masse m) accélérés pénètrent en O dans la zone de champ électrique uniforme avec une vitesse $\vec{v}_0 = v_0 \vec{u}_z$ selon l'axe Oz .



1. Établir l'expression de la force subie par les électrons en fonction de U , q , d et $\vec{u}_x$.
2. Étude du mouvement des électrons
 - a. Déterminer l'expression de la trajectoire $x = f(z)$ de l'électron dans la zone du champ en fonction de d , U et v_0 .
 - b. Déterminer le point de sortie K de la zone de champ ainsi que les composantes de la vitesse en ce point.
 - c. Montrer que le mouvement est rectiligne uniforme dans la zone en dehors des plaques.
 - d. On note L la distance $O_1 O_e$ (voir figure). Déterminer l'abscisse X_P du point d'impact P de l'électron sur l'écran en fonction de U , v_0 , D , d , L , m et e .

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

APPROFONDIR

18.6 Spectromètre de masse (★★)

Le spectromètre de masse permet de mesurer la masse des particules chargées avec une telle précision qu’il peut servir à déterminer des compositions isotopiques. Dans cet exercice, on montre qu’il permet de déterminer la composition isotopique du mercure.

Une source émet des ions mercure $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$ et $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$. Ces ions passent dans le spectromètre de masse où ils sont accélérés puis séparés afin de mesurer leur rapport isotopique. Les données numériques nécessaires sont regroupées en fin d’exercice.

1. Accélération des ions.

Des ions de masse m et de charge $q > 0$ sont émis par une source située en F_1 , sans vitesse initiale. Ils sont accélérés entre F_1 et F_2 par une différence de potentiel U appliquée entre les plaques conductrices P_1 et P_2 .

a. Préciser la plaque de potentiel le plus élevé et représenter sur le schéma le champ accélérateur $\vec{E}_0$ qui règne dans l’entrefer séparant F_1 de F_2 . Calculer numériquement $\|\vec{E}_0\|$.

b. Établir l’expression littérale de la vitesse v_0 des ions sur la plaque P_2 .

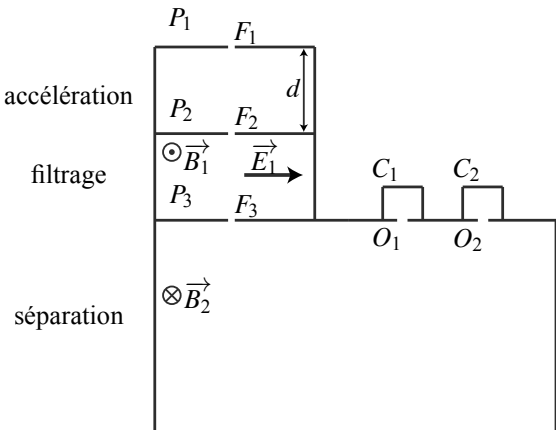
c. Calculer numériquement v_{01} et v_{02} , les vitesses respectives des ions $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$ et $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$ à leur arrivée en F_2 .

Étant donné que l’hypothèse de vitesse nulle en F_1 est difficile à réaliser en pratique, il existe une certaine dispersion des vitesses en F_2 et il est nécessaire de réaliser un filtrage en vitesse pour améliorer les performances de l’appareil.

2. Filtre de vitesse.

Les ions traversent la plaque P_2 par la fente F_2 avec un vecteur vitesse perpendiculaire à P_2 . Ils entrent dans l’espace séparant P_2 et P_3 où règnent :

- un champ $\vec{E}_1$ uniforme situé dans le plan du schéma et parallèle à P_2 ;
- un champ $\vec{B}_1$ uniforme perpendiculaire au plan du schéma.



- a. Sous quelle condition les ions peuvent-ils avoir une trajectoire rectiligne les amenant de F_2 à F_3 ?
- b. En déduire que seuls les ions de vitesse $v_0 = \frac{E_1}{B_1}$ parviennent en F_3 .
- c. Calculer numériquement cette vitesse et en déduire quel isotope du mercure parvient en F_3 avec ces réglages.

Pour mesurer la composition isotopique du mercure, on règle la valeur de $\vec{E}_1$ pour assurer le passage de $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$ pendant 1 min puis on change sa valeur pour que les ions $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$ passent pendant 1 min. Pendant cette opération, la valeur de $\vec{B}_1$ reste constante.

3. Séparation des ions.

Après F_3 , les ions pénètrent dans une région où ne règne qu'un champ magnétique uniforme $\vec{B}_2$ normal au plan du schéma. Ils sont déviés vers les collecteurs C_1 et C_2 .

- a. Montrer que le mouvement d'un ion dans cette région est uniforme.
- b. Sachant que la trajectoire des ions est circulaire, déterminer son rayon R_1 pour les ions $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$ et R_2 pour les ions $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$.
- c. Déterminer le collecteur (C_1 ou C_2) qui reçoit $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$ et celui qui reçoit $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$.
- d. La distance δ qui sépare les points O_1 et O_2 est-elle suffisante pour installer des détecteurs de particules ?
- e. Les quantités d'électricité reçues en 1 minute par les collecteurs C_1 et C_2 sont $Q_1 = 1,20 \cdot 10^{-7} \text{ C}$ et $Q_2 = 3,5 \cdot 10^{-8} \text{ C}$. Déterminer la composition du mélange d'ion et en déduire la masse atomique du mercure.

Données numériques utiles : $d = 1,00 \text{ m}$; $U = 1,00 \cdot 10^4 \text{ V}$; $e = 1,60 \cdot 10^{-19} \text{ C}$; unité de masse atomique : $1u = 1,67 \cdot 10^{-27} \text{ kg}$ (masse d'un nucléon) ; $E_1 = 5,30 \cdot 10^4 \text{ V} \cdot \text{m}^{-1}$; $B_1 = 0,383 \text{ T}$; $B_2 = 0,200 \text{ T}$; $F_3O_1 = 1,44 \text{ m}$; $F_3O_2 = 1,45 \text{ m}$.

18.7 Mouvement de gouttelettes chargées (★★)

On disperse un brouillard de fines gouttelettes sphériques d'huile, de masse volumique $\rho_h = 1,3 \cdot 10^3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$, dans l'espace séparant les deux plaques horizontales d'un condensateur plan, distantes de $d = 2,0 \cdot 10^{-2} \text{ m}$. Les gouttelettes sont chargées négativement et sans vitesse initiale. Toutes les gouttelettes ont même rayon R mais pas forcément la même charge $q < 0$. En l'absence de champ électrique E , une gouttelette est soumise à son poids ($g = 9,8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$), à la poussée d'Archimède de l'air ambiant de masse volumique $\rho_a = 1,3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$ et à une force de frottement visqueux $\vec{f} = -k \vec{v}$, avec $k = \alpha R$ et $\alpha = 3,4 \cdot 10^{-4} \text{ SI}$.

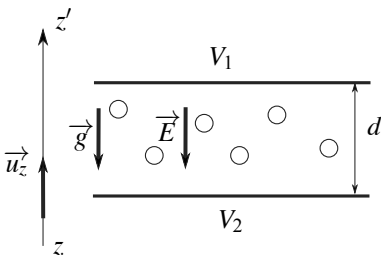


Figure 18.11

- 1. Mouvement en l'absence de champ électrique.
 - a. Déterminer la vitesse limite $\vec{v}_0$.

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D'UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

b. Déterminer l'expression de la vitesse des gouttes $\vec{v}(t)$. On fera apparaître un temps caractéristique τ .

c. On mesure $v_0 = 2,0 \cdot 10^{-4} \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$, déterminer la valeur de R .

2. On applique une différence de potentiel $U = V_1 - V_2$ de manière à avoir un champ électrique $\vec{E}$ dirigé vers le bas.

a. Déterminer l'expression de $\vec{E}$.

b. Une gouttelette est immobilisée pour $U = 3,2 \text{ kV}$. Calculer la charge q .

18.8 Trajectoire d'un proton dans une chambre à bulle (★★)

La chambre à bulle a été inventée par Donald A. Glaser en 1952. Il s'agit d'une cellule de détection de particules utilisées jusqu'au milieu des années 1970. Elle a ensuite été remplacée par d'autres détecteurs, notamment la chambre à fils et la chambre à dérive.

Une chambre à bulles est un espace fermé contenant un liquide maintenu à une température bien contrôlée. Lorsqu'une particule traverse cette chambre, sa trajectoire se matérialise par une traînée de bulles, qui peuvent être observées, photographiées ou filmées. La chambre est placée dans un champ magnétique important. Les particules y suivent des trajectoires en forme de spirale dont la courbure permet de déterminer certaines des caractéristiques de la particule. Le but de cet exercice est d'étudier ces trajectoires.

On adopte le modèle suivant : une particule chargée de charge $q > 0$ et de masse m est soumise à l'action d'un champ magnétique uniforme et permanent. Au cours de son déplacement dans la chambre à bulle, une partie de son énergie est dissipée par l'interaction avec le fluide environnant. On modélise cette interaction par l'existence d'une force de frottement fluide de la forme $\vec{F} = -\lambda \vec{v}$ où $\vec{v}$ est la vitesse de la particule dans le référentiel du laboratoire.

On repère la position de la particule M par ses coordonnées cartésiennes (x, y, z) . À l'instant initial, la particule se trouve à l'origine d'un repère cartésien $(Oxyz)$ avec un vecteur vitesse $\vec{v}_0 = v_0 \vec{u}_y$. Le champ magnétique $\vec{B}$ est porté par l'axe Oz : $\vec{B} = B \vec{u}_z$. On admet que le mouvement de la particule est inscrit sur le plan (xOy) .

On introduira les grandeurs : $\tau = \frac{m}{\lambda}$ et $\omega_c = \frac{qB}{m}$.

1. Déterminer l'évolution de la norme de la vitesse au cours du temps $v(t)$.
2. Rappeler les expressions générales des vecteurs position, vitesse et accélération de M en cartésiennes dans (xOy) .
3. Déterminer le système d'équations différentielles du mouvement.
4. Déterminer les conditions initiales permettant de résoudre ce système d'équations.
5. L'intégrer une fois en tenant compte des conditions initiales.
6. En déduire que la trajectoire tend vers un point limite noté M_∞ dont on précisera les coordonnées de (Oxy) .

Pour déterminer la trajectoire de M , on rend les équations précédentes sans dimension en introduisant les grandeurs caractéristiques suivantes :

– temps : $\frac{1}{\omega_c}$ – vitesse : v_0 – longueur : $R = \frac{v_0}{\omega_c}$

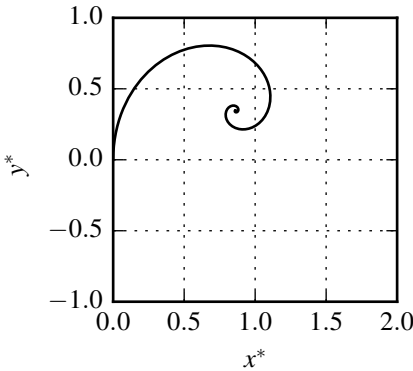
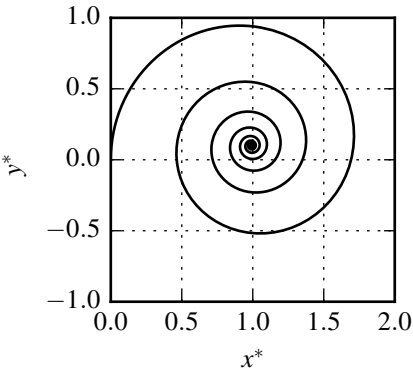
et les grandeurs sans dimensions :

$$-x^* = \frac{x}{R} \qquad -y^* = \frac{y}{R} \qquad -\dot{x}^* = \frac{\dot{x}}{v_0} \qquad -\dot{y}^* = \frac{\dot{y}}{v_0}$$

7. Montrer qu'on aboutit alors au problème de Cauchy suivant :

$$\begin{cases} \dot{x}^* &= y^* - \alpha x^* \\ \dot{y}^* &= -x^* + 1 - \alpha y^* \end{cases} \quad \text{avec les C.I.} \quad \begin{cases} x^*(0) &= 0 \\ y^*(0) &= 0 \end{cases},$$

où α est un paramètre sans dimension que l'on exprimera en fonction des données de l'énoncé et dont on discutera la signification physique. La résolution de ce système d'équation permet de trouver les trajectoires ci-dessous pour deux valeurs de α :



8. Citer le nom d'une méthode numérique qui permet de résoudre ce type de problème.
9. Déterminer la valeur de α pour chacune de ces simulations.

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

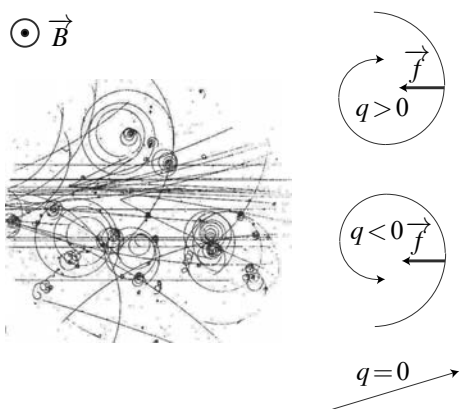
CORRIGÉS

18.1 Chambre à bulles

1. La force magnétique $\vec{f}$ est nécessairement dirigée vers l’intérieur de la concavité de la trajectoire. On peut donc la tracer sur la figure. Or $\vec{f} = q\vec{v} \wedge \vec{B}$, donc le sens de $\vec{B}$ permet de déduire le sens de $q\vec{v}$ grâce à la « règle de la main droite ». Le sens de $\vec{v}$ permet alors de conclure.

La trajectoire 1 correspond à une charge positive, la 2 à une charge négative et la 3 à une particule neutre.

2. En présence d’un champ magnétique seul, une particule chargée suit une trajectoire circulaire et uniforme de rayon $R = \frac{mv}{qB}$ proportionnel à v . La présence du liquide provoque une diminution progressive de l’énergie cinétique et donc de la vitesse de la particule. Il s’en suit une diminution progressive du rayon de la trajectoire.



18.2 Grandeurs cinétiques d’une particule chargée dans un champ magnétique

1. La force magnétique est orthogonale à la vitesse. Sa puissance est donc nulle. D’après le théorème de l’énergie cinétique, l’énergie cinétique de la particule est conservée et la norme de sa vitesse également.

2. Si le module de la vitesse est constant, il n’en est pas de même de sa direction. Par conséquent, la quantité de mouvement peut changer de direction en conservant son module.

18.3 Action d’un champ magnétique sur un proton ou sur un électron

1. L’énergie cinétique s’écrit : $Ec = \frac{1}{2}mv^2$. Comme $m_e < m_p$, on en déduit que la vitesse de l’électron est plus grande que celle du proton : $v_e > v_p$.

2. Le rayon de la trajectoire s’exprime par : $R = \frac{mv}{|q|B}$ donc $\frac{R_e}{R_p} = \frac{m_e v_e}{m_p v_p} = \frac{Ec_e v_p}{Ec_p v_e} = \frac{v_p}{v_e}$. Le rayon de la trajectoire de l’électron est donc plus petit que celui du proton : $R_e < R_p$.

3. La pulsation cyclotron vaut : $\omega_c = \frac{|q|B}{m}$. La pulsation du mouvement de l’électron est donc plus grande que celle du proton. Comme la pulsation est inversement proportionnelle à la période, la période de l’électron est plus petite que celle du proton : $T_e < T_p$.

18.4 Questions sur les particules dans des champs $\vec{E}$ et $\vec{B}$

On étudie la particule M de masse m et de charge q assimilée à un point matériel dans le référentiel du laboratoire supposé galiléen. Cette particule est soumise à la force de Lorentz $\vec{f} = q(\vec{E} + \vec{v} \wedge \vec{B})$.

1. La trajectoire est rectiligne et uniformément accélérée.

a. L'accélération $\vec{a}$ est constante, soit :

$$\frac{d\vec{v}}{dt} = \vec{a} = c\vec{e} \Rightarrow \vec{v} = \vec{a} t + \vec{v}_0.$$

La norme de $\vec{v}$ varie donc l'énergie cinétique aussi. Or seule la force électrique travaille donc le champ est un champ électrique.

D'après l'expression de $\vec{v}$, pour que la trajectoire soit rectiligne, il faut que $\vec{a}$ soit colinéaire à $\vec{v}_0$. Or, d'après le principe fondamental de la dynamique, $m\vec{a} = q\vec{E}$, donc $\vec{E} = \frac{m}{q}\vec{a}$ est colinéaire à $\vec{v}_0$ et a pour norme $\|\vec{E}\| = \frac{m|a|}{|q|}$.

b. On note O le centre du repère. On intègre l'expression de la vitesse pour avoir la position $\vec{OM}$ de la particule :

$$\vec{OM} = \frac{q}{2m}t^2\vec{E} + t\vec{v}_0 + \vec{OM}_0,$$

M_0 étant la position initiale du point.

2. La trajectoire est circulaire dans le plan (Oxy) .

a. La trajectoire circulaire est celle d'une charge dans un champ magnétique perpendiculaire à la vitesse initiale. On en déduit que $\vec{B}$ est suivant Oz et que $\vec{v}_0$ est dans le plan xOy .

b. La trajectoire étant circulaire, la vitesse en coordonnées polaires a pour expression $\vec{v} = R_0\dot{\theta}\vec{u}_\theta$, et l'accélération se réduit à $\vec{a} = -R_0\dot{\theta}^2\vec{u}_r + R_0\ddot{\theta}\vec{u}_\theta$. La relation fondamentale de la dynamique donne :

$$m\vec{a} = q\vec{v} \wedge \vec{B},$$

Or $\vec{B} = B\vec{u}_z$ et donc $q\vec{v} \wedge \vec{B} = qR_0\dot{\theta}B\vec{u}_r$ puis, en projetant sur la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$:

$$-mR_0\dot{\theta}^2 = qR_0\dot{\theta}B \quad \text{et} \quad R_0\ddot{\theta} = 0.$$

On obtient alors $\dot{\theta} = -\frac{qB}{m}$ = constante. Si la charge est positive elle tourne dans le sens rétrograde (horaire) par rapport à Oz . Puisque $\dot{\theta}$ est constante, le mouvement est circulaire uniforme et $v_0 = R_0|\dot{\theta}|$ d'où $R_0 = \frac{mv_0}{qB}$.

18.5 Déflexion électrique dans un oscilloscope

1. On néglige le poids. Les électrons ne sont soumis qu'à la force électrique. Le potentiel de la plaque P_2 est supérieur à celui de la plaque P_1 puisque $U = V_{P_2} - V_{P_1} > 0$. $\vec{E}$ est de norme $\frac{U}{d}$ et dirigé selon les potentiels décroissants donc selon $-\vec{u}_x$. On en déduit :

$$\vec{E} = -\frac{U}{d}\vec{u}_x \quad \text{puis} \quad \vec{F} = q\vec{E} = -q\frac{U}{d}\vec{u}_x = e\frac{U}{d}\vec{u}_x$$

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

puisque la charge de l’électron est $q = -e$.

2. Mouvement d’un électron.

a. On applique la relation fondamentale de la dynamique à l’électron dans le référentiel de l’oscilloscope galiléen : $m \vec{a} = \vec{F}$. La force n’a pas de composante sur Oy et comme la vitesse initiale n’a pas de composante non plus sur Oy on en déduit que le mouvement est dans le plan xOz . La projection de la relation fondamentale avec l’expression de $\vec{F} = q\vec{E}$ et les intégrations successives donnent :

$$\begin{cases} m\ddot{x} = e\frac{U}{d} \\ m\ddot{z} = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{x} = \frac{e}{m} \frac{U}{d} t (+cte_1) \\ \dot{z} = cte_2 = v_0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} x = \frac{e}{m} \frac{U}{d} \frac{t^2}{2} (+cte_3) \\ z = v_0 t (+cte_4) \end{cases}$$

Les constantes entre parenthèses (cte_1 , cte_3 , cte_4) sont déterminées nulles grâce aux conditions initiales. En éliminant t entre les équations paramétriques en x et z , on obtient :

$$x = \frac{e}{m} \frac{U}{d} \frac{z^2}{2v_0^2}.$$

Il s’agit d’une parabole.

b. Le point de sortie correspond à $z_K = D$, soit dans l’équation précédente $x_K = \frac{e}{m} \frac{U}{d} \frac{D^2}{2v_0^2}$. D’après les équations paramétriques obtenues à la question (2), l’instant de passage en K est $t_K = z_K/v_0$ soit D/v_0 . les composantes de la vitesse en K sont obtenues en reportant t_K dans $\dot{x}$ et $\dot{z}$, soit :

$$\dot{x}_K = \frac{e}{m} \frac{U}{d} \frac{D}{v_0} \quad \text{et} \quad \dot{z}_K = v_0$$

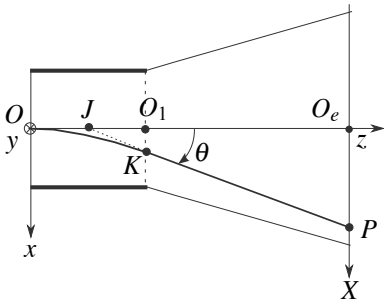


Figure 18.12

c. En dehors des plaques, puisqu’on néglige l’effet du champ de pesanteur et que l’on suppose le champ électrique nul, aucune force ne s’exerce sur l’électron : il est isolé. D’après le principe d’inertie, sa trajectoire est rectiligne uniforme.

d. Dans le triangle O_eJP (figure 18.12), $X_P = O_eP = (JO_1 + L) \tan \theta$. Il faut donc exprimer $\tan \theta$ et JO_1 sachant que le segment JP est tangent à la parabole en K . On peut écrire :

$$\tan \theta = \frac{O_1K}{JO_1} = \frac{x_K}{JO_1} = \frac{e}{m} \frac{U}{d} \frac{D^2}{2v_0^2} \frac{1}{JO_1}$$

et

$$\tan \theta = \left(\frac{dx}{dz} \right)_K = \left(\frac{\dot{x}}{\dot{z}} \right)_K = \frac{e}{m} \frac{U}{d} \frac{D}{v_0^2}.$$

En combinant les deux équations, on trouve (c'est d'ailleurs une propriété de la parabole) que $JO_1 = D/2$ et donc :

$$X_P = \left(\frac{D}{2} + L \right) \frac{eD}{mdv_0^2} U.$$

La déviation est proportionnelle à la tension U .

18.6 Spectromètre de masse

Dans tout cet exercice, on étudie l'ion de masse m et de charge q dans le référentiel du spectromètre de masse supposé galiléen.

1. Accélération des ions.

a. Pour accélérer un ion de charge positive, le champ $\vec{E}_0$ doit être dirigé de F_1 vers F_2 pour que la force électrique soit également dans ce sens. Or le champ électrique est dirigé du potentiel le plus élevé vers le potentiel le plus faible donc la plaque P_1 est la plaque qui possède le potentiel le plus élevé. En notant $\vec{u}_x$ le vecteur unitaire dirigé de F_1 vers F_2 , le champ $\vec{E}_0$ vaut :

$$\vec{E}_0 = \frac{U}{d} \vec{u}_x \quad \text{et} \quad \|\vec{E}_0\| = \frac{U}{d} = 1,00 \cdot 10^4 \text{ V} \cdot \text{m}^{-1}.$$

On peut considérer que le potentiel de P_1 est U et celui de P_2 est nul (choix arbitraire de la masse).

b. On peut négliger le poids de l'ion. La seule force est la force électrique $\vec{f} = q\vec{E}_0$ conservative, qui dérive de l'énergie potentielle $E_p = qV$.

On est dans un cas de conservation de l'énergie mécanique que l'on écrit aux points F_1 de potentiel U et de vitesse nulle et au point F_2 de potentiel 0 et de vitesse v_0 :

$$qU = \frac{1}{2}mv_0^2 \quad \Rightarrow \quad v_0 = \sqrt{\frac{2qU}{m}}.$$

c. Pour l'ion $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$, $m = 200u$ et $q = 2e$. Pour $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$, $m = 202u$ et $q = 2e$. On trouve :

$$v_{01} = 1,384 \cdot 10^5 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1} \quad \text{et} \quad v_{02} = 1,377 \cdot 10^5 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}.$$

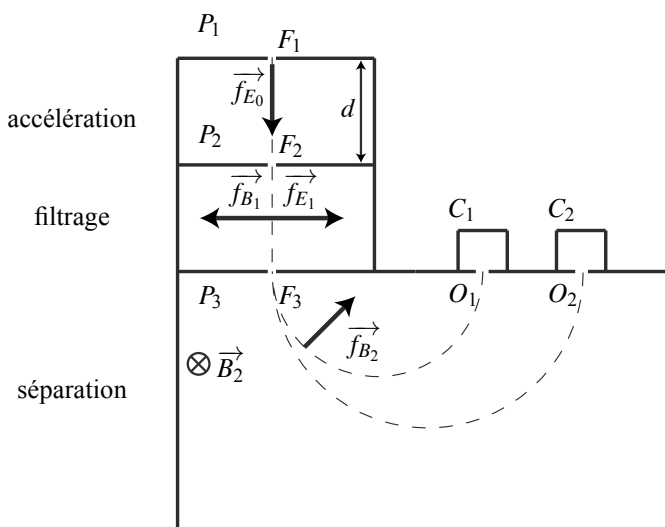
2. Filtre de vitesse.

a. Pour que les ions aient une trajectoire rectiligne, il faut que la force magnétique $\vec{f}_{B_1}$ soit opposée à la force électrique $\vec{f}_{E_1}$. Les ions sont alors pseudo-isolés et, d'après le principe d'inertie, ils sont animés d'un mouvement rectiligne et uniforme à la vitesse $\vec{v} = v_0 \vec{u}_x$.

b. Il faut donc que $q\vec{E}_1 + q\vec{v}_0 \wedge \vec{B}_1 = \vec{0}$, ce qui, compte tenu des directions respectives de $\vec{E}_1$, $\vec{B}_1$ et $\vec{v}$ et en notant $E_1 = \|\vec{E}_1\|$ et $B_1 = \|\vec{B}_1\|$ donne :

$$E_1 = v_0 B_1 \quad \Rightarrow \quad v_0 = \frac{E_1}{B_1}.$$

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D'UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP



c. On trouve $v_0 = 1,384 \cdot 10^5 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$. Avec ces réglages, c'est l'isotope $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$ qui parvient en F_3 . L'isotope $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$, un peu moins rapide va être dévié sur la droite car la force électrique va l'emporter sur la force magnétique. Il ne pourra pas arriver dans la chambre de séparation en F_3 .

3. Séparation des ions.

a. L'ion n'est soumis qu'à une force magnétique $\vec{f}_{B_2} = q\vec{v} \wedge \vec{B}_2$ créée par un champ magnétique $\vec{B}_2$ uniforme. La puissance de la force magnétique est nulle. Le théorème de la puissance cinétique implique que l'énergie cinétique de l'ion et par suite la norme de sa vitesse est conservée. Le mouvement dans cette région est donc uniforme.

b. On étudie cette trajectoire dans un repère polaire centré sur le centre de la trajectoire circulaire et uniforme à la vitesse v_0 . Le principe fondamental de la dynamique projeté sur $\vec{u}_r$ donne :

$$m \frac{v_0^2}{R} = qv_0 B_2 \quad \Rightarrow \quad R = \frac{mv_0}{qB_2}.$$

Numériquement, $R_1 = 0,722 \text{ m}$ et $R_2 = 0,726 \text{ m}$.

c. Le collecteur C_1 est placé à $2R_1 = 1,44 \text{ m}$ de F_3 . Il reçoit les ions $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$. Le collecteur C_2 est placé à $2R_2 = 1,45 \text{ m}$ de F_3 . Il reçoit les ions $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$.

d. La distance de $\delta = 2(R_2 - R_1) = 8 \text{ mm}$ qui sépare les points O_1 et O_2 est suffisante pour installer des détecteurs de particules et permettre des mesures.

e. La quantité d'électricité reçue en 1 min par un collecteur est proportionnelle au nombre d'ions reçus. La proportion d'ion $^{200}_{80}\text{Hg}^{2+}$ vaut donc $\frac{Q_1}{Q_1 + Q_2} = 77,4\%$; celle d'ion $^{202}_{80}\text{Hg}^{2+}$ vaut $\frac{Q_2}{Q_1 + Q_2} = 22,6\%$.

La masse atomique du mercure vaut alors (on rappelle que une mole de nucléon pèse 1 gramme car 1 mole de carbone 12 pèse 12 grammes) :

$$M = 0,774 \times 200 + 0,226 \times 202 = 200,5 \text{ g} \cdot \text{mol}^{-1}.$$

18.7 Mouvement de gouttelettes chargées

1. On étudie la gouttelette assimilée à un point matériel dans le référentiel du laboratoire galiléen.

a. Cette gouttelette est soumise à son poids, à la poussée d'Archimède (opposée du poids du volume d'air déplacé) et aux frottements. Le principe fondamental de la dynamique appliquée à une goutte donne :

$$m \vec{a} = \frac{4}{3} \pi R^3 \rho_h \vec{g} - \frac{4}{3} \pi R^3 \rho_a \vec{g} - k \vec{v}.$$

La vitesse limite est obtenue lorsque l'accélération devient nulle :

$$\vec{v}_0 = \frac{4}{3} \pi R^3 \frac{1}{k} (\rho_h - \rho_a) \vec{g} \simeq \frac{4}{3} \pi R^3 \frac{1}{k} \rho_h \vec{g} \simeq \frac{4}{3} \pi R^2 \frac{1}{\alpha} \rho_h \vec{g}$$

b. On peut réécrire le principe fondamental de la dynamique avec $\vec{v}_0$:

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} = k(\vec{v}_0 - \vec{v}) \quad \text{ou} \quad \frac{d\vec{v}}{dt} + \frac{\vec{v}}{\tau} = \frac{\vec{v}_0}{\tau},$$

où l'on a défini le temps caractéristique $\tau = m/k$. La solution de cette équation différentielle est :

$$\vec{v}(t) = \vec{A} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + \vec{v}_0.$$

À $t = 0$ la vitesse est nulle donc $\vec{0} = \vec{A} + \vec{v}_0$. On en déduit l'expression finale de $\vec{v}$:

$$\vec{v}(t) = \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right) \vec{v}_0.$$

c. Avec l'expression de $\vec{v}_0$ on trouve $R = \sqrt{\frac{3v_0\alpha}{4\pi(\rho_h - \rho_a)}} = 1,1 \cdot 10^{-6} \text{ m}.$

2. a. Le champ électrique $\vec{E}$ étant dirigé vers le bas, on l'écrit $\vec{E} = -E \vec{u}_z$ avec $E > 0$. Or le champ électrique est dirigé vers les potentiels décroissants, donc $V_1 > V_2$ et $U > 0$. Par ailleurs, $\|\vec{E}\| = \frac{U}{d}$ d'où on tire :

$$\vec{E} = -\frac{U}{d} \vec{u}_z.$$

b. La force électrique s'exerçant sur la goutte est $\vec{F} = q\vec{E}$ avec $q < 0$. À l'équilibre, la force de frottement est nulle, donc la force électrique équilibre le poids et la poussée d'Archimède :

$$\vec{0} = q\vec{E} + \frac{4}{3} \pi R^3 (\rho_h - \rho_a) \vec{g} \quad \Rightarrow \quad 0 = -q \frac{U}{d} - \frac{4}{3} \pi R^3 (\rho_h - \rho_a) g$$

d'où :

$$q = -\frac{d}{U} \frac{4}{3} \pi R^3 (\rho_h - \rho_a) g = -\frac{d}{U} \alpha R v_0 \quad \Rightarrow \quad q = -4,8 \cdot 10^{-19} \text{ C}.$$

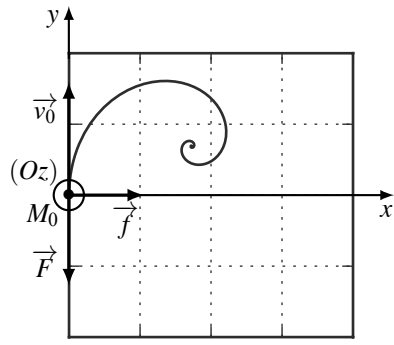
CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D'UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP

18.8 Trajectoire d'un proton dans une chambre à bulle

On étudie le mouvement de la particule M de masse m et de charge q dans le référentiel du laboratoire supposé galiléen. M est soumis à :

- la force magnétique $\vec{f} = q \vec{v} \wedge \vec{B}$, dont la puissance $\mathcal{P}_1 = \vec{f} \cdot \vec{v} = 0$ car $\vec{v} \perp \vec{f}$;
- la force de frottement $\vec{F} = -\lambda \vec{v}$ dont la puissance vaut $\mathcal{P}_2 = \vec{F} \cdot \vec{v} = -\lambda v^2$.

Le poids et la poussée d'Archimède sont négligeables devant les deux forces précédentes. La figure ci-contre représente la situation à l'instant $t = 0$.



1. On applique le théorème de l'énergie cinétique au point M :

$$\frac{dE_c}{dt} = \mathcal{P}_1 + \mathcal{P}_2 = -\lambda v^2 \implies \frac{d(\frac{1}{2}mv^2)}{dt} = -\lambda v^2 \implies mv \frac{dv}{dt} = -\lambda v^2.$$

On en déduit que v vérifie l'équation différentielle du premier ordre à coefficient constant suivante :

$$\frac{dv}{dt} + \frac{\lambda}{m}v = 0 \implies \frac{dv}{dt} + \frac{1}{\tau}v = 0 \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{m}{\lambda}.$$

Compte tenu des conditions initiales : $v(t=0) = v_0$, on trouve finalement :

$$v(t) = v_0 \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \quad \text{où} \quad \tau = \frac{m}{\lambda}.$$

La vitesse décroît avec le temps selon une loi exponentielle de temps caractéristique $\tau = \frac{m}{\lambda}$.

2. M est repéré par ses coordonnées cartésiennes x et y dans le plan $z = 0$ d'où :

$$\overrightarrow{OM} \begin{pmatrix} x \\ y \\ 0 \end{pmatrix} \quad \vec{v} \begin{pmatrix} \dot{x} \\ \dot{y} \\ 0 \end{pmatrix} \quad \vec{a} \begin{pmatrix} \ddot{x} \\ \ddot{y} \\ 0 \end{pmatrix}$$

3. On applique le principe fondamental de la dynamique à M :

$$m \vec{a} = q \vec{v} \wedge \vec{B} - \lambda \vec{v} \implies m \begin{pmatrix} \ddot{x} \\ \ddot{y} \\ 0 \end{pmatrix} = q \begin{pmatrix} \dot{x} \\ \dot{y} \\ 0 \end{pmatrix} \wedge \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ B \end{pmatrix} - \lambda \begin{pmatrix} \dot{x} \\ \dot{y} \\ 0 \end{pmatrix}$$

d'où :

$$\ddot{x} = \omega_c \dot{y} - \frac{1}{\tau} \dot{x} \quad \text{et} \quad \ddot{y} = -\omega_c \dot{x} - \frac{1}{\tau} \dot{y}.$$

4. À l'instant initial, le point M est en O avec la vitesse $\vec{v} = v_0 \vec{u}_y$. On a ainsi :

$$\begin{cases} x(0) = 0 \\ y(0) = 0 \end{cases} \quad \text{et} \quad \begin{cases} \dot{x}(0) = 0 \\ \dot{y}(0) = v_0 \end{cases}.$$

5. On peut intégrer une fois les équations du mouvement pour trouver :

$$\dot{x} = \omega_c y - \frac{1}{\tau} x + C_1 \quad \text{et} \quad \dot{y} = -\omega_c x - \frac{1}{\tau} y + C_2,$$

que l'on écrit à $t = 0$ pour déterminer les constantes d'intégration C_1 et C_2 :

$$\begin{cases} 0 &= C_1 \\ v_0 &= C_2 \end{cases} \quad \text{d'où} \quad \begin{cases} \dot{x} &= \omega_c y - \frac{1}{\tau} x \\ \dot{y} &= -\omega_c x - \frac{1}{\tau} y + v_0. \end{cases}$$

6. Étant donné que, d'après la première question, la vitesse de M tend à s'annuler aux temps longs, ce système d'équation devient, lorsque $t \rightarrow \infty$:

$$\begin{cases} 0 &= \omega_c y_\infty - \frac{1}{\tau} x_\infty \\ 0 &= -\omega_c x_\infty - \frac{1}{\tau} y_\infty + v_0 \end{cases} \implies \begin{cases} x_\infty &= \frac{v_0 \omega_c \tau^2}{1 + \omega_c^2 \tau^2} \\ y_\infty &= \frac{v_0 \tau}{1 + \omega_c^2 \tau^2}. \end{cases}$$

Le point M tend donc vers $M_\infty \in (xOy)$ de coordonnées $(x_\infty, y_\infty, 0)$.

7. En divisant le système d'équations différentielles précédent par $v_0 = R\omega_c$, il devient sans dimension et on obtient, avec les notations de l'énoncé :

$$\begin{cases} \frac{\dot{x}}{v_0} = \frac{\omega_c y}{R\omega_c} - \frac{x}{R\omega_c \tau} \\ \frac{\dot{y}}{v_0} = -\frac{\omega_c x}{R\omega_c} - \frac{y}{R\omega_c \tau} + 1 \end{cases} \implies \begin{cases} \dot{x}^* &= y^* - \alpha x^* \\ \dot{y}^* &= -x^* + 1 - \alpha y^* \\ x^*(0) &= 0 \\ y^*(0) &= 0 \end{cases} \quad \text{avec } \alpha = \frac{1}{\omega_c \tau} = \frac{\lambda}{qB}.$$

Lorsque $\alpha = 0$, les équations du mouvement sont celles d'une particule chargée dans un champ $\vec{B}$ uniforme. On a admis dans le cours que la trajectoire est alors circulaire et uniforme. On a également déterminé son rayon $R = \frac{v_0}{\omega_c}$ et sa période $T = \frac{2\pi}{\omega_c}$.

Par ailleurs, τ est le temps caractéristique qui apparaît dans la première question et qui mesure la durée caractéristique pour que la particule s'immobilise.

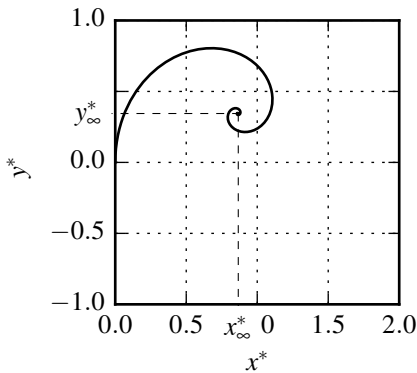
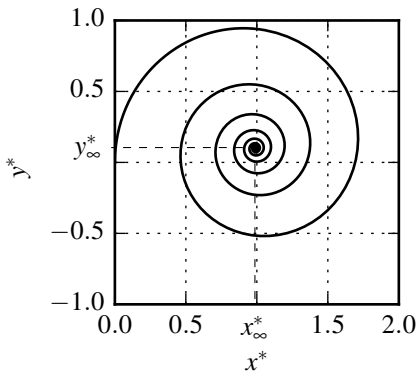
$\frac{1}{\omega_c}$ mesure le temps caractéristique d'une révolution de la particule, τ est le temps caractéristique pour que la particule s'immobilise. α est le rapport entre ces deux temps caractéristiques. Il mesure l'importance des frottements : plus α est grand, plus les frottements vont avoir de l'importance.

8. On peut résoudre ce type de problème à l'aide de la méthode d'Euler.

9. On détermine la valeur de α grâce à la situation finale $M_\infty(x_\infty, y_\infty)$. En ce point :

$$y_\infty = \frac{x_\infty}{\omega_c \tau} = \alpha x_\infty \implies \alpha = \frac{y_\infty}{x_\infty} = \frac{y_\infty^*}{x_\infty^*}.$$

CHAPITRE 18 – MOUVEMENT D’UNE PARTICULE CHARGÉE DANS UN CHAMP



- sur la simulation de gauche, on lit : $x_\infty^* \leftrightarrow 2,2$ cm et $y_\infty^* \leftrightarrow 0,2$ cm d’où $\alpha = 0,11$;
 - sur celle de droite, on lit : $x_\infty^* \leftrightarrow 1,9$ cm et $y_\infty^* \leftrightarrow 0,75$ cm d’où $\alpha = 0,39$.
- Ces mesures, effectuées à la règle, conduisent à une incertitude d’environ $\pm 0,02$ sur α .

Troisième partie

Mécanique 2

Trouver la bibliothèque des livres ici : <https://1024terabox.com/s/1mg0wxl22G8NjM8MA2RzgFw>

Loi du moment cinétique pour un point matériel

19

Le principe fondamental de la dynamique relie la variation de la quantité de mouvement aux forces appliquées. Pourtant, pour les systèmes en rotation, la notion de force n'est pas toujours la plus pertinente. On introduit ici deux nouvelles grandeurs mécaniques : le moment cinétique et le moment d'une force. On relie alors la variation du moment cinétique aux moments des forces appliquées au système.

Dans ce chapitre, on restreint l'étude à celle des points matériels. Les systèmes constitués de plusieurs points et les solides en rotation feront l'objet du chapitre *Solide en rotation*.

1 Observations préliminaires

1.1 Exemples introductifs

Pour ouvrir une porte on applique une force sur la poignée. Le positionnement de la poignée, ainsi que l'orientation de la force appliquée ne sont pas laissés au hasard. Pour être efficace, la force doit être appliquée le plus loin possible des gonds de la porte qui matérialisent son axe de rotation. De plus, elle doit être appliquée perpendiculairement à la porte. Cette configuration permet d'augmenter au maximum le bras de levier de la force, qui est la distance séparant l'axe de rotation de la porte de la droite d'application de la force.

Remarque

La droite d'application de la force est la droite passant par le point d'application de la force et parallèle à cette dernière.

On retrouve la notion de bras de levier dans de nombreux objets de la vie courante et notamment dans l'un des plus anciens instruments de pesée, la balance romaine (voir figure 19.1). Cet instrument est constitué de deux fléaux de longueurs différentes et d'un contrepoids mobile de masse donnée. La position de la masse à peser est fixe sur le fléau le plus court, celle du contrepoids est variable. On déplace le contrepoids jusqu'à l'obtention de l'équilibre et sa position, repérée grâce à des graduations gravées sur le fléau le plus long, permet de mesurer la masse à peser. La figure 19.1 illustre le fait que l'augmentation du bras de levier permet

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

d'équilibrer une masse de 5 kg ou de 10 kg à l'aide du même contrepoids de 1 kg.

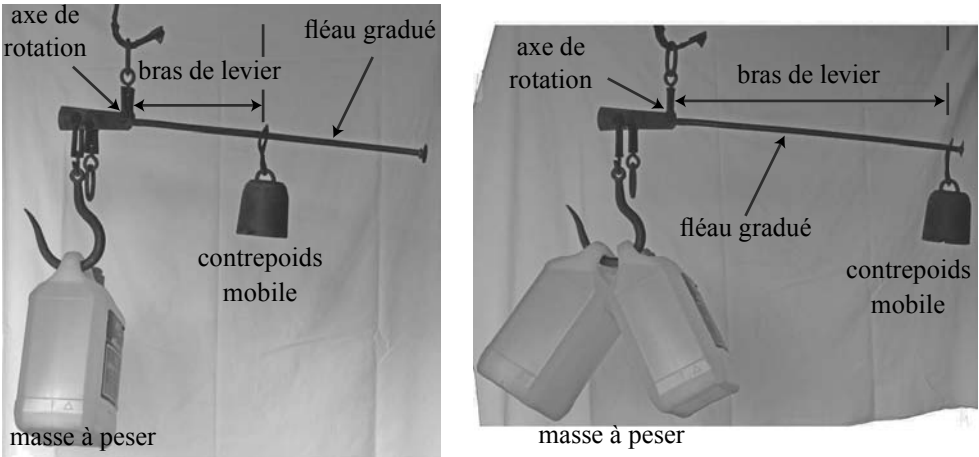


Figure 19.1 – Balance romaine pesant une masse de 5 kg (à gauche) ou 10 kg (à droite).

1.2 Notion intuitive de bras de levier

Les exemples précédents montrent que la notion de force n'est pas suffisante pour étudier les systèmes en rotation autour d'un axe. Le bras de levier est également déterminant. De fait, la notion pertinente pour étudier ce type de problèmes est le produit « force $\times$ bras de levier ». L'objet de ce chapitre est de mettre en place de nouvelles grandeurs physiques qui permettent d'étudier les systèmes en rotation.

2 Moment cinétique d'un point matériel

2.1 Définition du moment cinétique

On considère un point matériel M de masse m animé d'une vitesse $\vec{v}$ dans le référentiel $\mathcal{R}$. On note $\vec{p} = m\vec{v}$ sa quantité de mouvement. On considère également un axe orienté $\Delta = (O, \vec{u}_\Delta)$ déterminé par un point O et un vecteur unitaire $\vec{u}_\Delta$ dont le sens précise l'orientation de l'axe.

a) Moment cinétique par rapport à un point O

Le **moment cinétique de M par rapport à un point O** est le vecteur défini par le produit vectoriel :

$$\vec{L}_O = \vec{OM} \wedge \vec{p} = m\vec{OM} \wedge \vec{v}.$$

Sa norme se mesure en $\text{kg}\cdot\text{m}^2\cdot\text{s}^{-1} = \text{J}\cdot\text{s}$.

Le moment cinétique par rapport à un point O est défini à partir de la vitesse de M . Il dépend du référentiel dans lequel on le détermine.

Propriétés du moment cinétique par rapport à un point De par sa définition à partir d'un produit vectoriel, $\vec{L}_O$ est perpendiculaire aux vecteurs $\vec{OM}$ et $\vec{v}$. En conséquence :

- si le mouvement de M est plan et que O appartient au plan du mouvement, le vecteur $\vec{L}_O$ est perpendiculaire à ce plan à tout instant. Sa direction est donc fixe et perpendiculaire au plan du mouvement. La réciproque est vraie.
- si le mouvement de M est rectiligne et inscrit sur une droite $\mathcal{D}$ passant par O , $\vec{L}_O$ est nul à tout instant puisque les vecteurs $\vec{OM}$ et $\vec{v}$ sont colinéaires à tout instant. La réciproque est vraie.

Il faut également noter que le moment cinétique dépend du point par rapport auquel on le calcule et que l'on indique en indice. En effet,

$$\vec{L}_B = \vec{BM} \wedge \vec{p} = (\vec{BA} + \vec{AM}) \wedge \vec{p} = \vec{BA} \wedge \vec{p} + \vec{AM} \wedge \vec{p},$$

que l'on peut écrire :

$$\vec{L}_B = \vec{L}_A + \vec{BA} \wedge \vec{p}. \tag{19.1}$$

b) Moment cinétique par rapport à un axe orienté Δ

Le **moment cinétique de M par rapport à l'axe orienté $\Delta = (O, \vec{u}_\Delta)$** est la projection orthogonale de $\vec{L}_O$ sur l'axe Δ :

$$L_\Delta = \vec{L}_O \cdot \vec{u}_\Delta = m(\vec{OM} \wedge \vec{v}) \cdot \vec{u}_\Delta.$$

Comme le moment cinétique par rapport à un point, le moment cinétique par rapport à un axe dépend du référentiel d'étude et se mesure en J.s. Par contre, il ne dépend pas du choix du point O appartenant à l'axe Δ utilisé pour le calculer mais seulement de la direction et de l'orientation de Δ . En effet, si l'on considère deux points A et B appartenant à l'axe Δ , le produit scalaire de la relation (19.1) par $\vec{u}_\Delta$ donne :

$$\vec{L}_B \cdot \vec{u}_\Delta = \vec{L}_A \cdot \vec{u}_\Delta + (\vec{BA} \wedge \vec{p}) \cdot \vec{u}_\Delta.$$

Or A et B appartiennent à Δ donc $\vec{AB}$ est colinéaire à $\vec{u}_\Delta$ et $\vec{BA} \wedge \vec{p}$ est perpendiculaire à $\vec{u}_\Delta$. Le terme $(\vec{BA} \wedge \vec{p}) \cdot \vec{u}_\Delta$ s'annule et finalement :

$$\vec{L}_B \cdot \vec{u}_\Delta = \vec{L}_A \cdot \vec{u}_\Delta,$$

ce qui prouve que le point de l'axe choisi pour calculer L_Δ n'a pas d'importance.

c) Cas où le point matériel est en mouvement circulaire

Lorsque M est en mouvement circulaire sur un cercle de centre O et de rayon R , on le repère en coordonnées cylindriques de centre O , d'axe (Oz) perpendiculaire au plan du cercle, et d'angle polaire θ . On utilise alors les relations établies dans le chapitre *Cinématique du point* :

$$\vec{OM} = R\vec{u}_r \quad \text{et} \quad \vec{v} = R\dot{\theta}\vec{u}_\theta.$$

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

On considère $\Delta = (O, \vec{u}_z)$ et on calcule $\vec{L}_O$ et $L_\Delta = L_{(Oz)}$:

$$\vec{L}_O = m\vec{OM} \wedge \vec{v} = m(R\vec{u}_r) \wedge (R\dot{\theta}\vec{u}_\theta) = mR^2\dot{\theta}\vec{u}_z$$

et

$$L_{(Oz)}(M) = \vec{L}_O \cdot \vec{u}_z = mR^2\dot{\theta}.$$

On peut trouver la direction de $\vec{L}_O$ à l'aide de la « règle de la main droite » représentée sur la figure 19.2. Ainsi :

- lorsque la révolution du point M se fait dans le sens direct autour de $\vec{u}_z$, $\dot{\theta} > 0$ et $\vec{L}_O$ est selon $+\vec{u}_z$;
- lorsque la révolution du point M se fait dans le sens indirect autour de $\vec{u}_z$, $\dot{\theta} < 0$ et $\vec{L}_O$ est selon $-\vec{u}_z$.

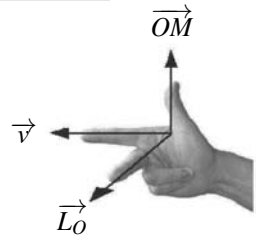


Figure 19.2 – Règle de la main droite.

Le signe de $L_{(Oz)}(M)$ permet donc de déterminer le sens de la révolution circulaire de M :

- si $L_{(Oz)}(M) > 0$, la révolution se fait dans le sens direct dans le plan orienté par $\vec{u}_z$;
- si $L_{(Oz)}(M) < 0$, la révolution se fait dans le sens indirect dans le plan orienté par $\vec{u}_z$.

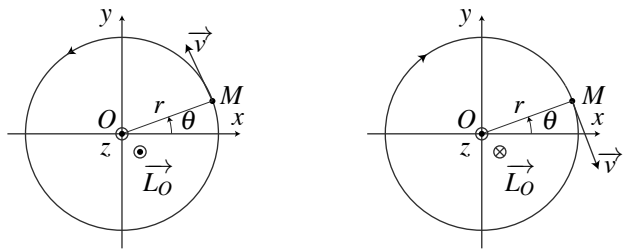


Figure 19.3 – Moment cinétique en O d'un mobile en révolution circulaire de centre O .

Remarque

La définition du moment cinétique en O implique que la trajectoire de M « s'enroule » dans le sens direct autour de la droite orientée $(O, \vec{L}_O)$.

d) Cas des coordonnées cylindriques

Plus généralement, lorsque l'axe Δ est fixe, on peut le faire coïncider avec l'axe (Oz) et repérer M à l'aide de ses coordonnées cylindriques : $\vec{OM} = r\vec{u}_r + z\vec{u}_z$ et $\vec{v} = \dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta + \dot{z}\vec{u}_z$. On peut alors calculer $L_{(Oz)} = \vec{L}_O \cdot \vec{u}_z$ qui correspond à la composante selon $\vec{u}_z$ du moment cinétique de M par rapport à O :

$$\begin{aligned} \vec{L}_O &= m\vec{OM} \wedge \vec{v} = m(r\vec{u}_r + z\vec{u}_z) \wedge (\dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta + \dot{z}\vec{u}_z) \\ &= m\left(r^2\dot{\theta}\vec{u}_z + (rz - rz)\vec{u}_\theta - zr\dot{\theta}\vec{u}_r\right), \end{aligned}$$

soit :

$$L_{(Oz)} = mr^2\dot{\theta}.$$

3 Moment d'une force

On considère maintenant une force $\vec{f}$ qui s'applique en un point M .

3.1 Moment d'une force par rapport à un point O

Le moment en O de la force $\vec{f}$ s'appliquant en M est le vecteur défini par le produit vectoriel :

$$\vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}) = \vec{OM} \wedge \vec{f}.$$

Sa norme se mesure en joule $J = N \cdot m$.

Le moment des forces par rapport à un point est une grandeur additive : si on considère deux forces $\vec{f}_1$ et $\vec{f}_2$ qui s'appliquent sur M :

$$\vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_1 + \vec{f}_2) = \vec{OM} \wedge (\vec{f}_1 + \vec{f}_2) = \vec{OM} \wedge \vec{f}_1 + \vec{OM} \wedge \vec{f}_2 = \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_1) + \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_2).$$

Le moment de la somme des forces est égal à la somme des moments.

3.2 Moment d'une force par rapport à un axe orienté Δ

a) Définition

Le moment de la force $\vec{f}$ par rapport à l'axe orienté $\Delta = (O, \vec{u}_\Delta)$ est la projection orthogonale de $\vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f})$ sur Δ :

$$\mathcal{M}_\Delta(\vec{f}) = \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}) \cdot \vec{u}_\Delta = (\vec{OM} \wedge \vec{f}) \cdot \vec{u}_\Delta.$$

Comme le moment d'une force par rapport à un point, c'est une grandeur additive qui se mesure en joule. On peut également montrer que le moment de la force $\vec{f}$ par rapport à l'axe Δ ne dépend pas du point de l'axe choisi pour le calculer mais seulement de $\vec{f}$ et de la direction et de l'orientation de Δ .

b) Calcul en coordonnées cylindriques

Lorsque l'axe Δ est fixe, on peut faire coïncider l'axe (Oz) avec Δ et repérer M par ses coordonnées cylindriques : $\vec{OM} = r\vec{u}_r + z\vec{u}_z$. On peut alors calculer la composante selon $\vec{u}_z$ du moment $\vec{\mathcal{M}}_O$ qui correspond au moment de $\vec{f}$ par rapport à (Oz) :

$$\begin{aligned} \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}) &= (r\vec{u}_r + z\vec{u}_z) \wedge (f_r\vec{u}_r + f_\theta\vec{u}_\theta + f_z\vec{u}_z) \\ &= -zf_\theta\vec{u}_r + (zf_r - rf_z)\vec{u}_\theta + rf_\theta\vec{u}_z \end{aligned}$$

d'où :

$$\mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}) = rf_\theta. \tag{19.2}$$

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

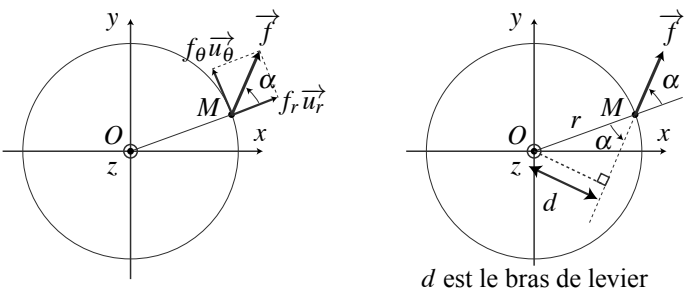


Figure 19.4 – Moment $\mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f})$ de la force $\vec{f}$.

Étant donné que ni la composante selon $\vec{u}_z$ du vecteur position ni celle de la force n'interviennent, on représente cette situation sur la figure 19.4 en se restreignant au plan (Oyx) , perpendiculaire à (Oz) . La partie gauche de la figure 19.4 permet de réécrire cette relation $\mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}) = rf \sin \alpha$, où f est la norme de $\vec{f}$ et α l'angle $(\vec{u}_r, \vec{f})$ défini sur la figure 19.4. On se reporte alors à la partie droite pour observer que $|r \sin \alpha| = d$ est la distance séparant la droite d'action de la force $\vec{f}$ de l'axe (Oz) . La distance d est appelée le bras de levier de la force $\vec{f}$ et on a :

$$|\mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f})| = fd.$$

Le signe de $\mathcal{M}_{(Oz)}$ est :

- positif lorsque $\alpha \in]0, \pi[$. C'est le cas lorsque $\vec{f}$ tend à faire bouger M vers les θ croissants ;
- négatif lorsque $\alpha \in]-\pi, 0[$. C'est le cas lorsque $\vec{f}$ tend à faire bouger M vers les θ décroissants.

✎ On appelle **droite d'action d'une force** $\vec{f}$ appliquée en M la droite $(M, \vec{f})$ passant par M et dirigée par le vecteur $\vec{f}$.

c) Notion de bras de levier

On appelle **bras de levier** la distance séparant l'axe Δ de la droite d'action $(M, \vec{f})$ de la force $\vec{f}$. La valeur absolue $|\mathcal{M}_{\Delta}(\vec{f})|$ du moment de $\vec{f}$ par rapport à Δ est égale au produit de la norme de la force par le bras de levier :

$$|\mathcal{M}_{\Delta}(\vec{f})| = \text{norme de la force} \times \text{bras de levier}.$$

Pour déterminer le signe de $\mathcal{M}_{\Delta}(\vec{f})$, on peut au choix :

- rechercher le sens du projeté de $\vec{OM} \wedge \vec{f}$ sur la droite orientée Δ ;
- regarder le sens dans lequel la force $\vec{f}$ tend à faire tourner M autour de Δ :

- si ce sens est direct, $\mathcal{M}_\Delta(\vec{f}) > 0$;
- si ce sens est indirect, $\mathcal{M}_\Delta(\vec{f}) < 0$.

Remarque

Dans le cas de la figure 19.4, le moment de $\vec{f}$ par rapport à l'axe (Oz) orienté est positif car la force $\vec{f}$ tend à faire tourner M dans le sens direct autour de (Oz) .

d) Cas où $\mathcal{M}_\Delta(\vec{f})$ est nul

Le moment d'une force $\vec{f}$ non nulle par rapport à un axe orienté Δ est nul dans deux cas :

$$\mathcal{M}_\Delta(\vec{f}) = 0 \implies \begin{cases} \vec{f} \parallel \vec{u}_\Delta \\ \text{ou} \\ \text{la droite d'action de } \vec{f} \text{ coupe } \Delta. \end{cases}$$

En effet, dans le premier cas, le moment en O de $\vec{f}$ est perpendiculaire à $\vec{f}$ donc à $\vec{u}_\Delta$ et sa projection sur Δ est donc nulle. Dans le deuxième cas, le bras de levier est nul.

Remarque

En coordonnées cylindriques d'axe $(Oz) = \Delta$, l'équation (19.2) permet également de démontrer le premier cas puisque $\vec{f} \parallel \vec{u}_z$ donc $f_\theta = 0$.

4 Loi du moment cinétique pour un point matériel

On étudie le mouvement d'un point matériel M de masse m dans un référentiel galiléen $\mathcal{R}$. Le point M est soumis à un ensemble de forces $\vec{f}_i$. On note O un point fixe et Δ une droite orientée fixe contenant O . On choisit l'axe (Oz) de telle sorte que $\Delta = (Oz)$. À l'instant t , on note $\vec{OM}$, $\vec{v}$ et $\vec{p} = m\vec{v}$ les vecteurs position, vitesse et quantité de mouvement de M dans $\mathcal{R}$. On note également $\vec{L}_O$ le moment cinétique de M par rapport à O , $L_{(Oz)}$ son moment cinétique par rapport à $\Delta = (Oz)$, $\vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_i)$ le moment de la force $\vec{f}_i$ par rapport à O et $\mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i)$ son moment par rapport à $\Delta = (Oz)$.

4.1 Loi du moment cinétique par rapport à un point fixe

La dérivée temporelle du moment cinétique de M par rapport à O est égale à la somme des moments des forces calculés par rapport au même point O :

$$\frac{d\vec{L}_O}{dt} = \sum_i \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_i). \quad (19.3)$$

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

On démontre cette loi en remarquant que :

$$\begin{aligned}\frac{d\vec{L}_O}{dt} &= \frac{d(\vec{OM} \wedge \vec{p})}{dt} = \vec{OM} \wedge \frac{d\vec{p}}{dt} + \frac{d\vec{OM}}{dt} \wedge \vec{p} \\ &= \vec{OM} \wedge \frac{d\vec{p}}{dt}.\end{aligned}$$

En effet, le point O étant fixe, $\frac{d\vec{OM}}{dt} = \vec{v}$ donc $\frac{d\vec{OM}}{dt} \wedge \vec{p} = \vec{v} \wedge (m\vec{v}) = \vec{0}$. On exprime alors $\frac{d\vec{p}}{dt}$ à l'aide du principe fondamental de la dynamique : $\frac{d\vec{p}}{dt} = \sum_i \vec{f}_i$ pour obtenir :

$$\frac{d\vec{L}_O}{dt} = \vec{OM} \wedge \frac{d\vec{p}}{dt} = \vec{OM} \wedge \sum_i \vec{f}_i = \sum_i \vec{OM} \wedge \vec{f}_i = \sum_i \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_i).$$

4.2 Cas de conservation du moment cinétique

Cette loi est particulièrement intéressante lorsque la somme des moments des forces $\vec{f}_i$ par rapport à O s'annule. Cela correspond à $\sum_i \vec{OM} \wedge \vec{f}_i = \vec{OM} \wedge \sum_i \vec{f}_i = \vec{0}$. En pratique, cette situation n'arrive que dans deux cas :

- celui où $\sum_i \vec{f}_i = \vec{0}$ à tout instant. Le point M est alors isolé ou pseudo-isolé. Il est en mouvement rectiligne et uniforme ou immobile ;
- celui où $\sum_i \vec{f}_i \parallel \vec{OM}$ à tout instant. La droite d'action de la résultante des forces passe alors constamment par O . M est soumis à une **force centrale** de centre O . Ce type de force fait l'objet du chapitre *Mouvement dans un champ de force centrale. Champs newtoniens*.

4.3 Loi du moment cinétique par rapport à un axe fixe

La dérivée temporelle du moment cinétique de M par rapport à l'axe orienté fixe (Oz) est égale à la somme des moments des forces calculés par rapport à ce même axe :

$$\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = \sum_i \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i). \quad (19.4)$$

On démontre cette loi en remarquant que : $\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = \frac{d(\vec{L}_O \cdot \vec{u}_z)}{dt} = \frac{d\vec{L}_O}{dt} \cdot \vec{u}_z$.

En effet, l'axe (Oz) étant fixe, le vecteur $\vec{u}_z$ est constant. On exprime alors $\frac{d\vec{L}_O}{dt}$ grâce à la relation (19.3) :

$$\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = \frac{d\vec{L}_O}{dt} \cdot \vec{u}_z = \sum_i \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_i) \cdot \vec{u}_z = \sum_i \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i).$$

Remarque

La loi (19.4) est une loi scalaire qui ne fournit qu’une seule équation. Utilisée seule, elle ne permet de résoudre que les problèmes à un degré de liberté. En pratique, le mouvement du point M est presque obligatoirement circulaire. Pour les problèmes à deux degrés de liberté, elle doit être complétée par une autre équation mécanique indépendante comme la loi de l’énergie cinétique.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- moment cinétique d’un point matériel par rapport à un point ou à un axe
- notion de bras de levier
- loi du moment cinétique en un point fixe
- loi scalaire du moment cinétique

SAVOIR-FAIRE

- relier la direction et le sens du vecteur moment cinétique aux caractéristiques du mouvement
- maîtriser le caractère algébrique du moment cinétique scalaire
- utiliser le bras de levier pour calculer le moment d’une force
- reconnaître les cas de conservation du moment cinétique

MOTS-CLÉS

- moment cinétique
- moment d’une force
- bras de levier

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

S'ENTRAÎNER

19.1 Questions de cours (★)

1. Que représente le O de la notation $\vec{L}_O$ et $\vec{M}_O$?
2. Qu'est-ce que le bras de levier d'une force ?
3. Un point matériel est en mouvement circulaire de centre O de rayon R . Le mouvement est réalisé dans le plan (xOy) .
 - a. Dans quel sens (direct ou indirect) se dirige le point matériel si son moment cinétique par rapport à (Oz) est positif ?
 - b. Que peut-on dire de sa vitesse angulaire si ce moment cinétique croît ?

19.2 Ordres de grandeur des moments cinétiques (★)

1. Lors de son mouvement révolutif autour du Soleil, la Terre T parcourt une trajectoire quasi-circulaire de centre confondu avec le centre du Soleil S et de rayon égal à la distance Terre-Soleil $D_{TS} = 150.10^6$ km. Calculer la valeur du moment cinétique de la Terre par rapport à S dans le référentiel héliocentrique.

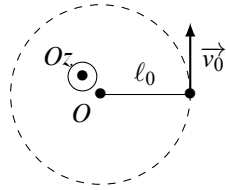
On rappelle que la masse de la Terre vaut $m_T = 6,0.10^{30}$ kg.

2. Dans le modèle de Bohr, le mouvement de l'électron autour du noyau est assimilé à un mouvement circulaire et uniforme de centre O confondu avec le noyau. La trajectoire de rayon $r_0 = 53$ pm est parcourue à la fréquence $f = 6,6.10^{15}$ Hz. Calculer le moment cinétique de l'électron.

On rappelle que sa masse vaut $m_e = 9,1.10^{-31}$ kg.

19.3 Mouvement d'une sphère attachée au bout d'un fil (★)

Une sphère de petite taille et de masse $m = 0,10$ kg est attachée à l'extrémité d'un fil sans masse de longueur $\ell_0 = 1,0$ m dont l'autre extrémité est fixée en O . Elle se déplace sur un cercle horizontal de rayon ℓ_0 . Sa vitesse est $v_0 = 1,0$ m·s⁻¹.



1. Déterminer son moment cinétique par rapport à O puis par rapport à (Oz) .
2. On réduit brutalement la longueur du fil à $\ell_1 = 0,50$ m. Que devient la vitesse de la sphère ?
3. Comparer l'énergie cinétique avant et après la réduction de la longueur du fil.
4. Quelle force provoque l'augmentation de l'énergie cinétique de la sphère ? Commenter.

19.4 Moment cinétique d'une comète (★)

On repère une comète de masse m lors de son passage au point P_0 , point de sa trajectoire le plus proche du Soleil S . L'instant où la comète passe en P_0 est pris comme instant initial. La comète est alors animée d'une vitesse v_0 et sa distance au Soleil est r_0 .

1. Faites un schéma approximatif de la trajectoire de la comète. Placer en particulier le point P_0 et la vitesse v_0 .
2. Justifier que la vitesse radiale est nulle en P_0 .

3. Exprimer le moment cinétique initial par rapport à S de la comète.
4. La seule force qui s'exerce sur la comète est la force d'attraction gravitationnelle exercée par le Soleil. Montrer que son moment cinétique est une constante du mouvement.

19.5 Pendule simple (★)

Reprendre la mise en équation du mouvement du pendule simple décrit dans le paragraphe 9, page 534 du chapitre *Principe de la dynamique newtonienne* en utilisant la loi du moment cinétique, puis à l'aide d'un raisonnement énergétique.

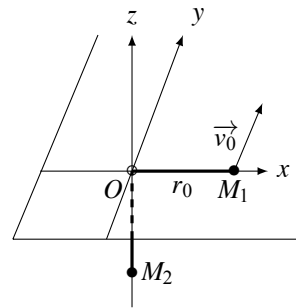
APPROFONDIR

19.6 Points matériels reliés par un fil (★★★)

On considère deux points matériels M_1 (masse m_1) et M_2 (masse m_2). M_1 se déplace sur un plan horizontal (xOy) et M_2 sur un axe vertical (Oz) orienté positivement vers le haut. Ils sont reliés par un fil inextensible et sans masse qui passe dans un trou du plan (xOy) situé en O . Le fil a une longueur L .

On note $\vec{g}$ l'accélération de la pesanteur. On repère M_2 par sa coordonnée z sur l'axe (Oz) et M_1 par ses coordonnées polaires r et θ . On note $\vec{v}$ la vitesse de M_1 .

À $t = 0$, $\vec{OM}_1 = r_0 \vec{u}_x$ et $\vec{v} = v_0 \vec{u}_y$ ($0 < r_0 < L$ et $v_0 > 0$).



1. Paramétrage géométrique

- a. Faire une figure à un instant t quelconque.
- b. Exprimer les vecteurs position et vitesse de M_1 et M_2 dans le repère décrit ci-dessus.
- c. Montrer que le fait que le fil soit inextensible permet de relier z et r .
- d. Exprimer les conditions initiales sur r , $\dot{r}$, θ , $\dot{\theta}$ ainsi que sur z et $\dot{z}$.

On considère que le fil coulisse sans frottement au niveau du point O , de sorte que la norme de la tension du fil est la même de part et d'autre de O . On néglige également les frottements fluides et solides sur M_1 et M_2 .

2. Mise en équation

- a. Combien de degrés de liberté possède le mouvement de M_1 ? celui de M_2 ? De combien d'équations doit-on disposer pour étudier le mouvement ?

Une des équations nécessaires à la résolution est l'équation établie à la question 1.c..

- b. Appliquer le théorème du moment cinétique au point M_1 pour montrer que : $r^2 \dot{\theta} = \mathcal{C}$, où $\mathcal{C}$ est une constante que l'on exprimera à l'aide des conditions initiales.

- c. On définit $E_0 = E_1 + E_2$ où E_1 est l'énergie mécanique de M_1 et E_2 l'énergie mécanique de M_2 . À l'aide du théorème de l'énergie cinétique appliqué tout d'abord au point M_1 puis au point M_2 , montrer que E_0 se conserve.

- d. Montrer que l'on peut obtenir l'équation du mouvement plan de M_1 sous la forme :

$$\frac{1}{2} (m_1 + m_2) \dot{r}^2 + m_2 g (r - L) + \frac{1}{2} m_1 r^2 \dot{\theta}^2 = \frac{1}{2} m_1 v_0^2 + m_2 g (r_0 - L).$$

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

e. En éliminant $\dot{\theta}$ de l'équation précédente à l'aide du résultat de la question 2.b., montrer que l'on peut écrire l'équation du mouvement radial sous la forme :

$$\frac{1}{2}(m_1 + m_2)\dot{r}^2 + E_{\text{peff}}(r) = E_0,$$

où E_{peff} est une fonction qui ne dépend que de r et que l'on explicitera.

3. Étude numérique des trajectoires

Les équations précédentes doivent être mises en forme pour être résolues numériquement.

Pour cela, on considère que $L = 3r_0$ et que $m_2 = 3m_1$. Les grandeurs r_0 , v_0 et $\frac{1}{2}mv_0^2$ sont utilisées comme échelles de longueur, de vitesse et d'énergie ; le rapport $\tau = \frac{r_0}{v_0}$ comme

échelle de temps. On note $\alpha = \frac{m_2gr_0}{\frac{1}{2}m_1v_0^2}$ et on prend $\alpha = 0.5$ pour les applications numériques

et les représentations graphiques. On utilise la grandeur sans dimension $G^* = \frac{G}{G_0}$ pour représenter une grandeur G dont l'échelle est G_0 .

a. Montrer que : $E_0^* = 1 - 2\alpha$ et $E_{\text{peff}}^*(r^*) = \alpha(r^* - 3) + \frac{1}{r^{*2}}$.

b. Montrer que l'équation de conservation de l'énergie mécanique s'écrit :

$$4\left(\frac{dr^*}{dt^*}\right)^2 + \alpha(r^* - 3) + \frac{1}{r^{*2}} = 1 - 2\alpha \implies \frac{d^2r^*}{dt^{*2}} = -\frac{\alpha}{8} + \frac{1}{4r^{*3}} = 0.$$

c. Montrer que la conservation du moment cinétique de M_1 s'écrit : $\dot{\theta}^* = \frac{1}{r^{*2}}$.

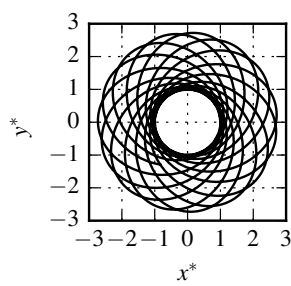
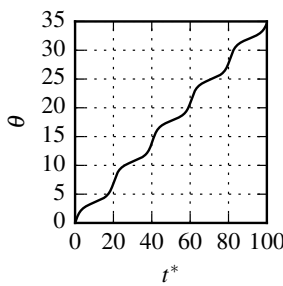
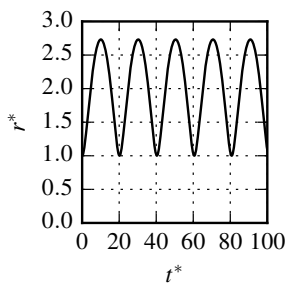
d. En déduire que le mouvement de M_1 vérifie le problème de Cauchy suivant :

$$\begin{cases} \ddot{r}^* = -\frac{\alpha}{8} + \frac{1}{4r^{*3}} = 0 \\ \dot{\theta}^* = \frac{1}{r^{*2}} \end{cases} \quad \text{avec les C.I.} \quad \begin{cases} r^*(0) = 1 \\ \dot{r}^*(0) = 0 \\ \theta(0) = 0 \end{cases}$$

La résolution numérique de ce problème à l'aide de la méthode d'Euler conduit aux résultats présentés ci-dessous à l'aide de différents graphiques pour $\alpha = 0.5$.

e. Quelles particularités présentent les courbes représentatives de $r^*(t^*)$ et de $\theta(t^*)$?

f. Et celle de la trajectoire ?



CORRIGÉS

19.1 Questions de cours

1. Le O de la notation $\vec{L}_O$ et $\vec{M}_O$ représente le point par rapport auquel on calcule ces deux moments :

$$\vec{L}_O = \vec{OM} \wedge \vec{p} \quad \text{et} \quad \vec{M}_O = \vec{OM} \wedge \vec{F}.$$

2. Lorsqu'une force $\vec{F}$ s'applique en un point M , son bras de levier par rapport à un point O est la distance entre O et la droite d'application de la force $(M, \vec{F})$.

3. Lorsqu'un point matériel est en mouvement circulaire de centre O de rayon R dans le plan (xOy) , on le repère en coordonnées cylindriques et on a :

$$\vec{OM} = R\vec{u}_r \quad \text{et} \quad \vec{p} = m\vec{v} = mR\dot{\theta}\vec{u}_\theta.$$

On en déduit que :

$$\vec{L}_O = \vec{OM} \wedge \vec{p} = mR^2\dot{\theta}\vec{u}_z \quad \text{et} \quad L_{Oz} = mR^2\dot{\theta}$$

- a. Si $L_{Oz} > 0$ alors $\dot{\theta} > 0$ donc le point matériel se dirige dans le sens direct.
- b. Si L_{Oz} croît, $\dot{\theta}$ croît donc la vitesse angulaire du mobile augmente.

19.2 Ordres de grandeur des moments cinétiques

1. Le moment cinétique de la Terre par rapport à S dans le référentiel héliocentrique vaut $L_S = m_T D_{TS}^2 \dot{\theta}$ avec $\dot{\theta} = \frac{2\pi \text{rad}}{1 \text{ an}} = \frac{6,283}{365 \times 86400} = 1,992.10^{-7} \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ en utilisant l'année commune de 365 jours. Numériquement, on trouve : $L = 6,0.10^{24} \times (1,5.10^{11})^2 \times 1,992.10^{-7} \simeq 2,7.10^{40} \text{ J}\cdot\text{s}$.

2. Le moment cinétique par rapport au centre de la trajectoire circulaire confondue avec le noyau vaut : $L = mr_0^2 \dot{\theta} = mr_0^2 2\pi f$, avec $r_0 = 5,3.10^{-11} \text{ m}$. Numériquement, on trouve $L = 1.10^{-34} \text{ J}\cdot\text{s}$.

3. $L = J\dot{\theta}$ avec $J = mR^2 = 3,1.10^{-1} \text{ kg}\cdot\text{m}^2$ et $\dot{\theta} = \frac{1000 \times 2 \times 3,14}{60} = 105 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ d'où $L = 33 \text{ J}\cdot\text{s}$.

19.3 Mouvement d'une sphère attachée au bout d'un fil

On étudie le mouvement de la sphère de petite taille dans le référentiel terrestre galiléen. Elle est soumise à son poids, à la réaction du support assurant le mouvement horizontal et à la tension du fil.

1. Le moment cinétique en O de la sphère vaut $\vec{L}_O = m\ell_0 v_0 \vec{u}_z$. Son moment cinétique par rapport à l'axe Oz vaut $L_{(Oz)} = m\ell_0 v_0$.

2. Les moments du poids et de la réaction du support par rapport à l'axe (Oz) sont nuls car ces deux forces s'appliquent parallèlement à (Oz) . Le moment de la tension du fil est également nul puisque cette force est parallèle à $\vec{OM}$ (force centrale de centre O). On est donc dans un cas de conservation du moment cinétique par rapport à l'axe (Oz) .

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

Le moment cinétique, après raccourcissement du fil, vaut $m\ell_1 v_1$ puisque la trajectoire est à nouveau circulaire. On en déduit $\ell_0 v_0 = \ell_1 v_1$. La vitesse de la sphère $v_1 = v_0 \frac{\ell_0}{\ell_1} = 2 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$ double par rapport à la vitesse initiale.

3. L'énergie cinétique $E_c = \frac{1}{2}mv^2$ passe de $E_{c_0} = \frac{1}{2}mv_0^2$ à $E_{c_1} = \frac{1}{2}mv_1^2$. Elle est quadruplée et passe de $E_{c_0} = 0,05 \text{ J}$ à $E_{c_1} = 0,20 \text{ J}$.

4. D'après le théorème de l'énergie cinétique, $\Delta E_c = E_{c_1} - E_{c_0} = W$ où W est le travail des forces appliquées à la bille. Or, le poids et la réaction du support sont perpendiculaires au mouvement donc leur puissance est nulle. Seule la tension du fil a pu procurer cette énergie à la bille. On peut comprendre cela en observant que, pendant le raccourcissement du fil, la vitesse de la bille comporte une composante radiale $\dot{r}\vec{u}_r$ de sorte que la puissance de la tension du fil $\vec{T} = T\vec{u}_r$ vaut $\mathcal{P} = T\dot{r}$. Cette puissance est positive puisque $\dot{r} < 0$ (le rayon de la trajectoire diminue) et $T < 0$ (le fil exerce une traction sur la bille).

C'est en fait la méthode que l'on utilise instinctivement, pour faire tourner une masse accrochée au bout d'un fil de plus en plus vite.

19.4 Moment cinétique d'une comète

1. Le schéma est donné ci-contre. On note P la comète. La trajectoire représente la succession des positions de P au cours du temps.

2. Le mouvement de P est *a priori* repéré en coordonnées sphériques : $P(r, \theta, \varphi)$. En utilisant les notations du chapitre *Cinématique du point*, la vitesse est de la forme :

$$\vec{v} = \dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta + r\sin\theta\dot{\varphi}\vec{u}_\varphi.$$

La distance au Soleil est minimale en P_0 , r est extrémal et $\dot{r} = 0$ en P_0 . La vitesse radiale $\dot{r}\vec{u}_r$ est donc nulle en P_0 .

3. Par définition, le moment cinétique initial par rapport S de la comète vaut :

$$\vec{L}_S(t=0) = m\vec{SP}_0 \wedge \vec{v}_0 = m\ell_0 v_0 \vec{u}_z,$$

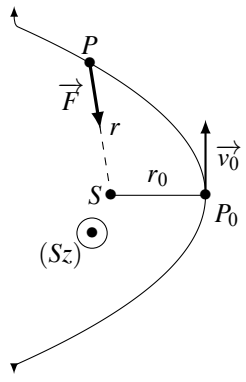
où le vecteur $\vec{u}_z$ est le vecteur unitaire dirigé selon (Sz) , droite perpendiculaire à la fois à $\vec{SP}_0$ et à $\vec{v}_0$ (voir schéma ci-contre).

4. La seule force qui s'exerce sur la comète est la force d'attraction gravitationnelle exercée par le Soleil dirigée de P vers S . Cette force est à tout instant dirigée selon la droite SP de sorte que son moment cinétique par rapport à S vaut :

$$\vec{M}_S = \vec{SP} \wedge \vec{F} = \vec{0} \quad \forall t \quad \text{car} \quad \vec{SP} \parallel \vec{F}.$$

On applique le théorème du moment cinétique à la comète assimilée à un point matériel dans le référentiel héliocentrique supposé galiléen dans lequel le Soleil est fixe :

$$\frac{d\vec{L}_S}{dt} = \vec{M}_S = \vec{0} \quad \implies \quad \vec{L}_S = \text{constante} = m\ell_0 v_0 \vec{u}_z.$$



19.5 Pendule simple

On rappelle la situation sur le schéma ci-contre. On suppose le mouvement plan. Le point M est lié à un fil qui assure un mouvement circulaire de rayon L . On réalise l'étude cinématique du mouvement :

$$\overrightarrow{OM} = L\vec{u}_r \quad ; \quad \vec{v} = L\dot{\theta}\vec{u}_\theta.$$

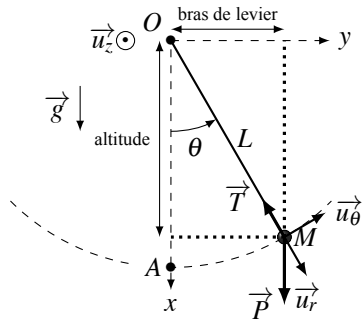
On étudie le mouvement du point M de masse m dans le référentiel terrestre supposé galiléen. Il est soumis à :

- son poids $\vec{P} = m\vec{g}$;
- la tension du fil (force de liaison) $\vec{T} = -T\vec{u}_r$.

Le poids est vertical dirigé vers le bas. C'est une force conservative.

La tension du fil est toujours dirigée vers le centre O . C'est une force centrale. Par ailleurs, elle est perpendiculaire au mouvement donc elle ne travaille pas.

On peut donc utiliser, au choix, la loi du moment cinétique par rapport à O ou un raisonnement énergétique pour étudier le mouvement à un degré de liberté puisque ces deux lois ne feront plus intervenir la tension du fil qui est une inconnue du problème.



Utilisation de la loi du moment cinétique par rapport à O fixe On détermine le moment cinétique en O de M :

$$\vec{L}_O = \overrightarrow{OM} \wedge (m\vec{v}) = mL\vec{u}_r \wedge (L\dot{\theta}\vec{u}_\theta) = mL^2\dot{\theta}\vec{u}_z.$$

À l'aide du schéma ci-dessus, on détermine les moments en O des forces :

- poids : $\vec{M}_O(\vec{P}) = \overrightarrow{OM} \wedge \vec{P} = L\vec{u}_r \wedge (mg\vec{u}_x) = mgL\vec{u}_r \wedge \vec{u}_x = -mgL\sin\theta\vec{u}_z$, en utilisant le fait que $\vec{u}_r \wedge \vec{u}_x$ est orienté selon $-\vec{u}_z$ lorsque $\theta > 0$ et que sa norme vaut $\sin\theta$;
- tension du fil : $\vec{M}_O(\vec{T}) = \overrightarrow{OM} \wedge \vec{T} = \vec{0}$

On applique alors la loi du moment cinétique en O fixe :

$$\frac{d\vec{L}_O}{dt} = \sum \vec{M}_O(\vec{F}_{\text{extérieure}}) \quad \xrightarrow{\text{ici}} \quad mL^2\ddot{\theta}\vec{u}_z = -mgL\sin\theta\vec{u}_z,$$

soit, après projection sur $\vec{u}_z$ et simplification : $\ddot{\theta} + \frac{g}{L}\sin\theta = 0$.

Remarque

Le mouvement étant plan, on peut utiliser la loi du moment cinétique par rapport à O_z fixe. Dans ce cas, pour déterminer le moment en O du poids, on peut utiliser l'expression $|M_{O_z}(\vec{P})| = \text{force} \times \text{bras de levier} = mgL\sin\theta$ et remarquer que le poids exerce une action de rappel vers $\theta = 0$ donc que son moment par rapport à O_z est négatif lorsque θ est positif. Finalement : $M_{O_z}(\vec{P}) = -mgL\sin\theta$

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

Utilisation de la loi de l'énergie cinétique On détermine l'énergie cinétique de M :

$$E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{1}{2}mL^2\dot{\theta}^2.$$

On remarque que la seule force qui travaille est le poids qui est une force conservative qui dérive de l'énergie potentielle :

$$E_p = mg \times \text{altitude} = mg(-L\cos\theta),$$

en prenant la référence des altitudes au niveau de O . D'après le théorème de l'énergie cinétique, on est dans un cas de conservation de l'énergie mécanique :

$$E_m = \frac{1}{2}mL^2\dot{\theta}^2 - mgL\cos\theta = \text{constante} \implies \frac{dE_m}{dt} = mL^2\dot{\theta}\ddot{\theta} + mgL\sin\theta\dot{\theta} = 0,$$

soit, après simplification par $\dot{\theta}$ qui n'est pas la fonction nulle :

$$\ddot{\theta} + \frac{g}{L}\sin\theta = 0.$$

On retrouve avec ces deux méthodes l'équation différentielle qui régit le mouvement d'un pendule simple et déjà établie dans le chapitre *Principe de la dynamique newtonienne*.

19.6 Points matériels reliés par un fil

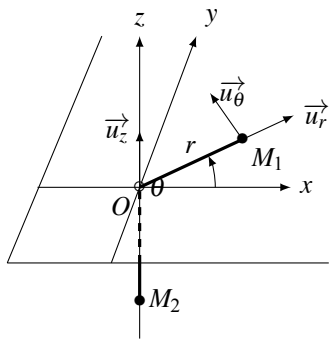
Dans tout ce problème, on étudie les mouvements de M_1 et M_2 dans le référentiel terrestre supposé galiléen.

1. Paramétrage géométrique

a. Le schéma à un instant t quelconque est représenté ci-contre.

b. M_1 et M_2 sont repérés en coordonnées cylindriques et les vecteurs sont exprimés sur la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_z)$.

$$\begin{aligned} \overrightarrow{OM_1} & \begin{pmatrix} r \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} & \vec{v}_1 & \begin{pmatrix} \dot{r} \\ r\dot{\theta} \\ 0 \end{pmatrix} \\ \overrightarrow{OM_2} & \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ z \end{pmatrix} & \vec{v}_2 & \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ \dot{z} \end{pmatrix} \end{aligned}$$



c. Comme le fil est inextensible, sa longueur est constante et vaut $L = -z + r$ à tout instant.

d. À l'instant initial, $r(0) = r_0$, donc $z(0) = r_0 - L < 0$. Par ailleurs, $\overrightarrow{OM} = r_0\vec{u}_x$ et $\vec{v} = v_0\vec{u}_y$ donne $\theta(0) = 0$, $\dot{r}(0) = 0$ et $v_0 = r_0\dot{\theta}(0)$ d'où $\dot{\theta}(0) = \frac{v_0}{r_0}$. Finalement :

$$\begin{cases} r(0) = r_0 \\ \dot{r}(0) = 0 \end{cases} ; \quad \begin{cases} \theta(0) = 0 \\ \dot{\theta}(0) = \frac{v_0}{r_0} \end{cases} ; \quad \begin{cases} z(0) = r_0 - L \\ \dot{z}(0) = 0 \end{cases}.$$

2. Mise en équation

a. Le mouvement de M_1 possède 2 degrés de liberté. Celui de M_2 en possède 1. On doit

disposer de trois équations pour étudier le mouvement.

b. Le point M_1 est soumis à :

- son poids, vertical, dont le moment par rapport à l'axe fixe Oz est nul ;
- la réaction du support, verticale, dont le moment par rapport à l'axe Oz est nul ;
- la tension du fil $\vec{T}_1 = -T_1 \vec{u}_r$, force centrale dirigée en permanence vers O , dont le moment par rapport à l'axe Oz est nul.

Le moment cinétique par rapport à Oz vaut : $L_{Oz} = m_1 r^2 \dot{\theta}$. Le théorème du moment cinétique appliqué au point M_1 par rapport à Oz fixe donne :

$$\frac{dL_{Oz}}{dt} = 0 \implies \frac{d(m_1 r^2 \dot{\theta})}{dt} = 0 \implies r^2 \dot{\theta} = \text{constante} = \mathcal{C}.$$

car m_1 est constante. Comme à l'instant initial, $r^2 \dot{\theta} = r_0 v_0$, on obtient :

$$r^2 \dot{\theta} = r_0 v_0 = \mathcal{C}.$$

c. Le point M_1 est soumis à :

- son poids, vertical, qui ne travaille pas ;
- la réaction du support, verticale, qui ne travaille pas ;
- la tension du fil $\vec{T}_1 = -T_1 \vec{u}_r$, dont la puissance vaut $\mathcal{P}_1 = \vec{T}_1 \cdot \vec{v}_1 = -T_1 \dot{r}$.

Le théorème de l'énergie cinétique appliqué à M_1 donne :

$$\frac{d(\frac{1}{2} m v_1^2)}{dt} = -T_1 \dot{r}$$

Le point M_2 est soumis à :

- son poids, vertical, dont la puissance vaut $\mathcal{P}_p = m \vec{g} \cdot \vec{v}_2 = -m_2 g \dot{z}$;
- la tension du fil $\vec{T}_2 = T_2 \vec{u}_z$, dont la puissance vaut $\mathcal{P}_2 = \vec{T}_2 \cdot \vec{v}_2 = T_2 \dot{z}$.

Le théorème de l'énergie cinétique appliqué à M_2 donne :

$$\frac{d(\frac{1}{2} m v_2^2)}{dt} = -m_2 g \dot{z} + T_2 \dot{z}.$$

En négligeant les frottements au niveau de O et le poids du fil, $T_1 = T_2$; comme le fil est inextensible, $\dot{r} = \dot{z}$. En sommant les deux relations précédentes, on obtient donc :

$$\frac{d(\frac{1}{2} m v_1^2)}{dt} + \frac{d(\frac{1}{2} m v_2^2)}{dt} = -m_2 g \dot{z} \implies \frac{d(\frac{1}{2} m v_1^2 + \frac{1}{2} m v_2^2 + m_2 g z)}{dt} = 0.$$

En prenant pour référence de l'énergie potentielle de pesanteur l'altitude $z = 0$, on reconnaît $E_1 = \frac{1}{2} m v_1^2$ et $E_2 = \frac{1}{2} m v_2^2 + m_2 g z$, les énergies mécaniques des points M_1 et M_2 et leur somme $E_0 = E_1 + E_2$, soit finalement :

$$\frac{dE_0}{dt} = 0.$$

L'énergie mécanique du système se conserve.

d. Pour étudier le mouvement plan de M_1 , il faut éliminer z de l'équation précédente à l'aide de la relation $L = r - z$ soit $z = r - L$, puis exprimer $v_1^2 = \dot{r}^2 + r^2 \dot{\theta}^2$ et $v_2^2 = \dot{z}^2 = \dot{r}^2$. On obtient alors :

$$\frac{1}{2} (m_1 + m_2) \dot{r}^2 + m_2 g (r - L) + \frac{1}{2} m_1 r^2 \dot{\theta}^2 = E_0.$$

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

Comme à l'instant initial, $\dot{r}(0) = 0$, on trouve $\dot{z}^2(0) = v_0^2(0) = 0$. Par ailleurs, $r(0) = r_0$ donc $z(0) = L - r_0$ puis $E_0 = \frac{1}{2}m_1v_0^2 + m_2g(r_0 - L)$. Finalement, on obtient bien :

$$\frac{1}{2}(m_1 + m_2)\dot{r}^2 + m_2g(r - L) + \frac{1}{2}m_1r^2\dot{\theta}^2 = \frac{1}{2}m_1v_0^2 + m_2g(r_0 - L).$$

e. On introduit la troisième équation du mouvement $r^2\dot{\theta} = r_0v_0$ pour éliminer $\dot{\theta} = \frac{r_0v_0}{r^2}$ et on peut écrire :

$$\frac{1}{2}(m_1 + m_2)\dot{r}^2 + E_{p\text{eff}}(r) = E_0,$$

avec

$$E_{p\text{eff}}(r) = m_2g(r - L) + \frac{1}{2}m_1r^2\dot{\theta}^2 = m_2g(r - L) + \frac{1}{2}m_1\frac{r_0^2v_0^2}{r^2}.$$

3. Étude numérique des trajectoires

a. Pour $L = 3r_0$ et $m_2 = 3m_1$, on a : $E_0 = \frac{1}{2}m_1v_0^2 + m_2g(r_0 - L) = \frac{1}{2}m_1v_0^2 + m_2gr_0(1 - 3)$.

En divisant cette équation par $\frac{1}{2}m_1v_0^2$, on obtient :

$$E_0^* = 1 - 2\alpha = 0.$$

Par ailleurs : $E_{p\text{eff}}(r) = m_2gr_0\left(\frac{r}{r_0} - 3\right) + \frac{1}{2}m_1v_0^2\frac{r_0^2}{r^2}$. En divisant cette équation par $\frac{1}{2}m_1v_0^2$, on obtient :

$$E_{p\text{eff}}^*(r^*) = \alpha(r^* - 3) + \frac{1}{r^{*2}} = 0.5(r^* - 3) + \frac{1}{r^{*2}}.$$

b. On divise l'équation de conservation de l'énergie mécanique par $\frac{1}{2}m_1v_0^2$ en utilisant $m_2 = 3m_1$ pour obtenir :

$$\frac{1}{2}(m_1 + m_2)\dot{r}^2 = \frac{1}{2}4m_1\dot{r}^2 = 2m_1\dot{r}^2 \quad \text{d'où} \quad \frac{\frac{1}{2}(m_1 + m_2)\dot{r}^2}{\frac{1}{2}m_1v_0^2} = 4\left(\frac{dr^*}{dt^*}\right)^2.$$

Comme $E_{p\text{eff}}^*(r^*) = \alpha(r^* - 3) + \frac{1}{r^{*2}}$, l'équation de conservation de l'énergie mécanique en variables sans dimensions s'écrit :

$$4\left(\frac{dr^*}{dt^*}\right)^2 + \alpha(r^* - 10) + \frac{1}{r^{*2}} = 1 - 2\alpha.$$

En dérivant cette expression par rapport à t^* , on obtient :

$$8\frac{dr^*}{dt^*}\frac{d^2r^*}{dt^{*2}} = -\alpha\frac{dr^*}{dt^*} + \frac{2}{r^{*3}}\frac{dr^*}{dt^*} = 0 \quad \text{soit} \quad \frac{d^2r^*}{dt^{*2}} = -\frac{\alpha}{8} + \frac{1}{4r^{*3}} = 0.$$

c. La loi des aires s'écrit $r^2\dot{\theta} = r_0v_0 = \frac{r_0^2}{\tau}$. En divisant cette expression par $\frac{r_0^2}{\tau}$, on obtient l'équation demandée :

$$\dot{\theta}^* = \frac{1}{r^{*2}}.$$

d. Il ne reste plus qu'à écrire les conditions initiales en variables sans dimensions pour obtenir le problème de Cauchy. Les conditions initiales sont :

$$r(0) = r_0 \quad ; \quad \dot{r}(0) = 0 \quad ; \quad \theta(0) = 0.$$

En divisant la première par r_0 on est ramené au problème de Cauchy suivant :

$$\begin{cases} \ddot{r}^* = -\frac{\alpha}{8} + \frac{1}{4r^{*3}} = 0 \\ \dot{\theta}^* = \frac{1}{r^{*2}} \end{cases} \quad \text{avec les C.I.} \quad \begin{cases} r^*(0) = 1 \\ \dot{r}^*(0) = 0 \\ \theta(0) = 0 \end{cases}$$

e. La courbe représentant $r^*(t^*)$ est une courbe périodique mais pas harmonique. Sa période est $T^* = 20$. Elle est bornée dans l'intervalle $[r_1^*; r_2^*]$ avec $r_1^* = 1,0$ et $r_2^* = 2,7$.

La courbe représentant $\theta(t^*)$ augmente régulièrement. Le mouvement est donc révolutif. Sa dérivée est périodique, de même période que r^* .

f. La trajectoire est située entre deux cercles de rayons r_1^* et r_2^* . Il s'agit donc d'un état lié. Elle ne se referme pas sur elle-même en un tour, mais en de nombreux tours.

Les forces newtonniennes (coulombiennes ou gravitationnelles) et les forces élastiques sont les seules forces centrales pour lesquelles toutes les trajectoires liées se referment sur elles-mêmes, quelles que soient les conditions initiales. Ce résultat a été prouvé par J. Bertrand dans l'article *Comptes Rendus des Séances de l'Académie des Sciences*, **77**, p. 849 (1873).

CHAPITRE 19 – LOI DU MOMENT CINÉTIQUE POUR UN POINT MATÉRIEL

Mouvement dans un champ de force centrale. Champs newtoniens.

20

L'objet de ce chapitre est l'étude du mouvement d'un point matériel soumis à une force centrale conservative et plus particulièrement à une force newtonienne. Les champs newtoniens sont de première importance puisqu'ils régissent les mouvements des planètes autour du Soleil et qu'ils interviennent lors de l'interaction entre deux particules chargées.

1 Force centrale conservative

1.1 Qu'est-ce qu'une force centrale conservative ?

a) Notations

Soit $M(m)$ un point matériel étudié dans le référentiel $\mathcal{R}$ galiléen et O un point fixe de $\mathcal{R}$. On note $\vec{OM}$ son vecteur position, $\vec{v}$ sa vitesse, $\vec{p} = m\vec{v}$ sa quantité de mouvement, $\vec{a}$ son accélération et $\vec{L}_O = \vec{OM} \wedge m\vec{v}$ son moment cinétique en O .

M est soumis à la force $\vec{f}$ supposée être une **force centrale conservative** de centre O .

b) Définition

Une force centrale de centre O est une force dont la droite d'action passe constamment par O .

La force $\vec{f}$ est alors colinéaire au vecteur $\vec{OM}$ et les coordonnées adaptées au problème sont les coordonnées sphériques d'origine O . En posant $r = \|\vec{OM}\|$ et $\vec{u}_r = \frac{\vec{OM}}{r}$, la force s'écrit :

$$\vec{f} = f_r(r)\vec{u}_r.$$

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

Une force conservative dérive d’une énergie potentielle E_p définie par la relation :

$$dE_p = -\delta W(\vec{f}) = -\vec{f} \cdot d\vec{OM}.$$

En coordonnées sphériques, on peut écrire :

$$dE_p = -\vec{f} \cdot d\vec{OM} = -f_r(r) \vec{u}_r \cdot d\vec{OM}.$$

$\vec{u}_r \cdot d\vec{OM} = dr$ est le déplacement infinitésimal radial de M dessiné sur la figure 20.1. On en déduit :

$$dE_p = -f_r(r) dr \iff f_r(r) = -\frac{dE_p}{dr}.$$

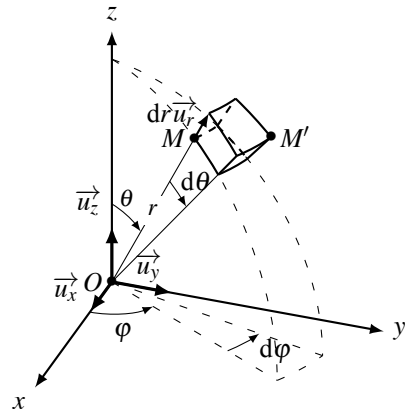


Figure 20.1 – Coordonnées sphériques et déplacement radial.
 M' est tel que $MM' = d\vec{OM}$.

En coordonnées sphériques, une force centrale conservative s’écrit :

$$\vec{f} = f_r(r) \vec{u}_r = -\frac{dE_p}{dr} \vec{u}_r. \tag{20.1}$$

On peut noter que le problème est à symétrie sphérique de centre O et que la force et l’énergie potentielle ne dépendent que de la coordonnée radiale r .

1.2 Exemples de forces centrales conservatives

Dans ce paragraphe, on décrit les forces centrales conservatives les plus courantes.

a) Force d’interaction gravitationnelle

Soit O un point matériel fixe de masse m_1 et M un point matériel de masse m_2 . On note $\mathcal{G} = 6,67 \cdot 10^{-11} \text{ m}^3 \cdot \text{kg}^{-1} \cdot \text{s}^{-2}$ la constante gravitationnelle. La force d’attraction gravitationnelle exercée par $O(m_1)$ sur $M(m_2)$ est donnée par la relation :

$$\vec{f} = -\mathcal{G} \frac{m_1 m_2}{r^2} \vec{u}_r,$$

où $r = \|\vec{OM}\|$ et $\vec{u}_r = \frac{\vec{OM}}{r}$. Elle est portée par la droite (OM) . Il s’agit donc d’une force centrale de centre O . Elle est également conservative et, d’après l’équation (20.1), elle dérive de l’énergie potentielle E_p telle que :

$$\frac{dE_p}{dr} = \mathcal{G} \frac{m_1 m_2}{r^2} = \frac{d}{dr} \left(-\mathcal{G} \frac{m_1 m_2}{r} \right) \implies E_p = -\mathcal{G} \frac{m_1 m_2}{r},$$

en fixant la référence d’énergie potentielle nulle à l’infini.

b) Force d'interaction coulombienne

Soit O un point matériel fixe de charge q_1 et M un point matériel de charge q_2 . On note $\epsilon_0 = 8,85 \cdot 10^{-12} \text{ F} \cdot \text{m}^{-1}$ la permittivité du vide. La force coulombienne exercée par $O(q_1)$ sur $M(q_2)$ est donnée par la relation :

$$\vec{f} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{q_1 q_2}{r^2} \vec{u}_r,$$

où $r = \|\vec{OM}\|$ et $\vec{u}_r = \frac{\vec{OM}}{r}$. Elle est portée par la droite (OM) . Il s'agit donc d'une force centrale de centre O . Elle est également conservative et, d'après l'équation (20.1), elle dérive de l'énergie potentielle E_p telle que :

$$\frac{dE_p}{dr} = -\frac{q_1 q_2}{4\pi\epsilon_0} \frac{1}{r^2} = \frac{d}{dr} \left(\frac{q_1 q_2}{4\pi\epsilon_0 r} \right) \implies E_p = \frac{q_1 q_2}{4\pi\epsilon_0 r},$$

en fixant la référence d'énergie potentielle nulle à l'infini.

Le module des forces gravitationnelle et coulombienne est proportionnel à l'inverse du carré de la distance OM . On parle de forces en $\frac{1}{r^2}$. Ce sont des forces newtoniennes.

Les forces gravitationnelle et coulombienne sont un type particulier de forces centrales conservatives appelées **forces newtoniennes**. Elles s'expriment en coordonnées sphériques sous la forme :

$$\vec{f} = -\frac{K}{r^2} \vec{u}_r$$

et dérivent de l'énergie potentielle : $E_p(r) = -\frac{K}{r}$.

c) Force de rappel élastique (force harmonique)

Soit O un point fixe et M un point matériel mobile lié à O par une force de rappel élastique :

$$\vec{f} = -k(r - r_0) \vec{u}_r = -m\omega_0^2(r - r_0) \vec{u}_r$$

où $\omega_0^2 = \frac{k}{m}$, $r = \|\vec{OM}\|$ et $\vec{u}_r = \frac{\vec{OM}}{r}$. Cette force est portée par la droite (OM) à tout instant. Elle est donc centrale de centre O . Elle est également conservative et, d'après l'équation (20.1), elle dérive de l'énergie potentielle E_p telle que :

$$\frac{dE_p}{dr} = k(r - r_0) = \frac{d}{dr} \left(\frac{1}{2} k(r - r_0)^2 \right).$$

On choisit généralement la référence d'énergie potentielle nulle en $r = r_0$, ce qui conduit à :

$$E_p = \frac{1}{2} k(r - r_0)^2 = \frac{1}{2} m\omega_0^2(r - r_0)^2.$$

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

1.3 Observations de mouvements à force centrale conservative

La première étude des mouvements à force centrale conservative est l'étude des trajectoires des planètes du système solaire. L'analyse scientifique précise de ces mouvements remonte au XVII^e siècle. Elle est résumée en trois lois énoncées par J. Kepler en 1609 et 1618.

a) Les lois expérimentales de Kepler

Ces lois énoncent les caractéristiques principales des mouvements des planètes soumises à l'attraction gravitationnelle exercée par le Soleil. Elles font appel à la notion d'ellipse qui est définie dans l'annexe mathématique.

Loi des orbites : Les planètes du système solaire décrivent des trajectoires elliptiques dont le Soleil occupe l'un des foyers.

Loi des aires : Les aires balayées par le segment $[SP]$ (où S représente le Soleil et P une planète) pendant des intervalles de temps égaux sont égales.

Loi des périodes : Le carré de la période de révolution d'une planète autour du Soleil est proportionnel au cube du demi-grand axe a de sa trajectoire elliptique :

$$\frac{T^2}{a^3} = Cte.$$

On peut calculer cette constante à l'aide des paramètres du mouvement orbital de la Terre autour du Soleil à savoir :

- sa période : $T = 1 \text{ an}$;
- la distance Terre - Soleil qui définit l'unité astronomique : $1 \text{ ua} = 150.10^6 \text{ km}$.

On trouve alors
$$\frac{T^2}{a^3} = \frac{(1 \text{ an})^2}{(1 \text{ ua})^3} = \frac{(365 \times 24 \times 3600)^2}{(150.10^9)^3} = 2,9.10^{-19} \text{ s}^2 \cdot \text{m}^{-3}.$$

La valeur obtenue est valable pour l'ensemble des planètes du système solaire.

Une partie de ces lois s'applique à tous les mouvements à force centrale conservative. La nature de la trajectoire est cependant spécifique de la dépendance en $\frac{1}{r^2}$ de l'attraction gravitationnelle et ne s'applique donc qu'aux forces newtoniennes. Le but de ce cours est de démontrer une partie de ces résultats à partir des caractéristiques de la loi d'attraction gravitationnelle.

b) Quelques données sur les planètes du système solaire

Pour commencer, la culture générale d'un scientifique comporte quelques connaissances sur le système solaire et il est bien de connaître :

- le nom et l'ordre des planètes du système solaire. Pour cela existe de nombreuses phrases mnémotechniques comme « **Me Voilà Tout Mouillé, J'étais Sous Un Nuage** » ;
- la masse de la Terre $M_T = 6,0.10^{24} \text{ kg}$, son rayon $R_T = 6,4.10^3 \text{ km}$, la distance Terre-Soleil $D_{TS} = 1 \text{ ua} = 150.10^6 \text{ km}$ et la masse du Soleil $M_S = 2,0.10^{30} \text{ kg}$.

On peut également noter que les excentricités e des trajectoires des planètes sont faibles. Par conséquent, leurs orbites sont quasi-circulaires. En effet, e caractérise l'écart entre un cercle et une ellipse : l'ellipse est réduite à un cercle lorsque $e = 0$ et son allongement augmente

lorsque e augmente. On peut se rendre compte de cette propriété sur la figure 20.2 et quelques propriétés des ellipses sont détaillées dans l'annexe mathématique. On remarque que, lorsque $e \leq 0,2$, l'ellipse est très proche d'un cercle dont le centre est décalé par rapport à S .

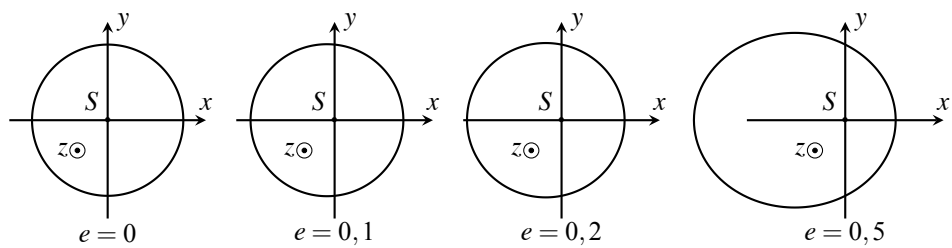


Figure 20.2 – Évolution de la forme d'une l'ellipse de foyer S en fonction de son excentricité e . Les orbites des planètes du système solaire ont une excentricité inférieure ou égale à 0,21.

	Mercure	Venus	Terre	Mars	Jupiter	Saturne	Uranus	Neptune
d	57,9	108	150	228	778	1430	2870	4500
e	0,206	0,007	0,017	0,093	0,005	0,055	0,048	0,009
a	0,387	0,723	1	1,524	5,202	9,555	19,22	30,11
T_1	0,241	0,615	1	1,882	11,86	29,46	84,02	164,8

Tableau 20.1 – Principales caractéristiques des orbites des planètes du système solaire : d = rayon moyen en million de km, e = excentricité, a demi grand axe en unité astronomique, T_1 = période de révolution sidérale en année.

2 Généralités sur les forces centrales conservatives

2.1 Conséquence du caractère central de la force

Dans ce paragraphe, on montre que le caractère central de la force implique la conservation du moment cinétique en O du système. On en déduit que le mouvement est plan et vérifie la loi des aires.

a) Conservation du moment cinétique

On applique le théorème du moment cinétique au système M de masse m par rapport au point O fixe dans le référentiel $\mathcal{R}$ galiléen :

$$\frac{d\vec{L}_O}{dt} = \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}).$$

$\vec{f}$ est une force centrale. Par définition, elle est colinéaire au vecteur $\vec{OM}$. D'après les propriétés du produit vectoriel entre vecteurs colinéaires, on trouve $\vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}) = \vec{OM} \wedge \vec{f} = \vec{0}$.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

Le moment cinétique par rapport au centre de force O :

$$\vec{L}_O = \vec{OM} \wedge m \vec{v}$$

est conservé au cours du mouvement. C'est une intégrale première du mouvement.

On peut déterminer la valeur du moment cinétique en O en utilisant un instant particulier pour lequel on connaît la position et la vitesse. On la détermine souvent à l'aide des conditions initiales qui précisent la position initiale $\vec{OM}_0$ ainsi que la vitesse initiale $\vec{v}_0$.

b) Planéité de la trajectoire

La conservation du moment cinétique a pour conséquence que le mouvement est plan.

En effet, dans le cas général, les conditions initiales (position $\vec{OM}_0$ et vitesse $\vec{v}_0$) permettent de définir un plan $\mathcal{P} = (O, \vec{OM}_0, \vec{v}_0)$ et d'évaluer le moment cinétique à l'instant initial :

$$\vec{L}_O = \vec{OM}_0 \wedge m \vec{v}_0.$$

Par définition du produit vectoriel, $\vec{L}_O$ est perpendiculaire au plan $\mathcal{P}$ et on peut redéfinir le plan $\mathcal{P}$ comme le plan passant par O et perpendiculaire à $\vec{L}_O$. Or, le moment cinétique $\vec{L}_O$ est conservé au cours du mouvement et, par définition du produit vectoriel, $\vec{OM}$ est perpendiculaire à $\vec{L}_O$. Il s'ensuit que le point M est situé dans le plan passant par O et perpendiculaire à $\vec{L}_O$ fixe. M est donc situé dans le plan $\mathcal{P}$ à tout instant. Son mouvement est plan.

c) Cas des coordonnées polaires

En pratique, le moment cinétique $\vec{L}_O$ étant conservé et non nul, on pose $\vec{u}_z = \frac{\vec{L}_O}{\|\vec{L}_O\|}$. La

définition de $\vec{L}_O$ et les propriétés du produit vectoriel imposent à $\vec{OM}$ d'être perpendiculaire à $\vec{L}_O$ donc à $\vec{u}_z$. Le point M appartient alors au plan passant par O et perpendiculaire à $\vec{u}_z$, c'est-à-dire au plan (Oxy) . Les coordonnées adaptées à ce type de problème sont les coordonnées polaires d'origine O qui est le centre de la force $\vec{f}$ et on obtient :

$$\vec{OM} = r \vec{u}_r \quad \text{et} \quad \vec{v} = \dot{r} \vec{u}_r + r \dot{\theta} \vec{u}_\theta,$$

d'où on tire :

$$\vec{L}_O = mr^2 \dot{\theta} \vec{u}_z.$$

Remarque

Les forces centrales de centre O sont à symétrie sphérique de centre O : le problème reste inchangé par une rotation quelconque autour de O . La conservation du moment cinétique $\vec{L}_O$ implique que l'axe $(O, \vec{L}_O)$ est un axe de symétrie du problème. On choisit

généralement d'orienter l'axe (Oz) dans le même sens que $(O, \vec{L}_O)$ et les coordonnées cylindriques sont alors les coordonnées naturelles. L'orientation de l'axe (Oz) dans le sens de $\vec{L}_O$ implique que $\dot{\theta}$ est positif donc que θ est croissant. Le mouvement est réalisé dans le sens direct autour de (Oz) .

d) Loi des aires

Le moment cinétique en O ainsi que la masse m sont conservés. La quantité $r^2 \dot{\theta} = \frac{\|\vec{L}_O\|}{m}$ l'est donc également.

On définit la constante des aires : $\mathcal{C} = r^2 \dot{\theta} = \frac{\|\vec{L}_O\|}{m}$.

Cette constante, exprimée en $\text{m}^2 \cdot \text{s}^{-1}$, peut être évaluée à l'instant initial : $\mathcal{C} = \|\vec{OM}_0 \wedge \vec{v}_0\|$. La dimension de $\mathcal{C} dt$ est celle d'une aire que l'on interprète géométriquement à l'aide de la figure 20.3.

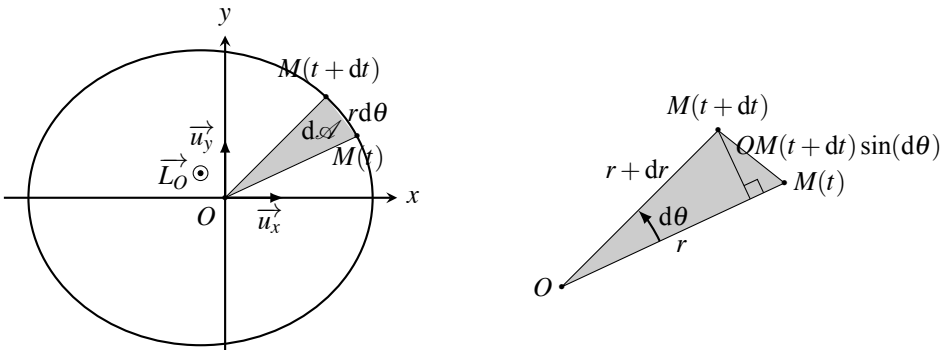


Figure 20.3 – Aire $d\mathcal{A}$ balayée par le rayon vecteur $\vec{OM}$ pendant dt .

L'aire $d\mathcal{A}$ balayée par le rayon vecteur $\vec{OM}$ pendant dt est grisée sur la figure 20.3. Elle correspond à l'aire du triangle $OM(t)M(t+dt)$:

$$\begin{aligned} d\mathcal{A} &= \frac{1}{2} \|\vec{OM}(t)\| \|\vec{OM}(t+dt)\| \sin(d\theta) \\ &= \frac{1}{2} r^2 d\theta, \end{aligned}$$

en assimilant $\sin(d\theta)$ à $d\theta$ et $r+dr$ à r . L'aire balayée pendant dt vaut donc :

$$d\mathcal{A} = \frac{1}{2} \mathcal{C} dt.$$

La constante $\mathcal{V} = \frac{d\mathcal{A}}{dt} = \frac{\mathcal{C}}{2}$ est appelée **vitesse aréolaire**. La loi des aires stipule que la vitesse aréolaire est constante et précise que sa valeur est $\frac{\mathcal{C}}{2}$.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

La conservation du moment cinétique implique la loi des aires : les aires balayées par le rayon vecteur pendant des intervalles de temps égaux de durée Δt sont égales et valent :

$$\Delta \mathcal{A} = \frac{\mathcal{C}}{2} \Delta t.$$

2.2 Conséquence du caractère conservatif de la force

Dans ce paragraphe, on montre que le caractère conservatif de la force implique la conservation de l'énergie mécanique du système. On en déduit que l'on peut étudier qualitativement le mouvement radial du point M en introduisant une énergie potentielle effective.

a) L'énergie mécanique est conservée

On applique le théorème de l'énergie cinétique au système M de masse m dans le référentiel $\mathcal{R}$ galiléen. M n'est soumis qu'à la seule force $\vec{f}$ qui est conservative et dérive de l'énergie potentielle E_p . On en déduit :

$$\frac{dE_m}{dt} = \frac{d(E_c + E_p)}{dt} = 0.$$

L'énergie mécanique :

$$E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}mv^2 + E_p$$

est conservée au cours du mouvement. C'est une intégrale première du mouvement.

On détermine la valeur de l'énergie mécanique à l'aide des conditions initiales qui précisent la position initiale et donc l'énergie potentielle initiale E_{p0} , ainsi que la vitesse initiale et donc l'énergie cinétique initiale E_{c0} .

b) Notion d'énergie potentielle effective

On a vu précédemment que le mouvement est plan et qu'on l'étudie en coordonnées polaires. Dans ces conditions, l'énergie potentielle ne dépend que de r et on la note $E_p(r)$. On utilise les relations cinématiques $\vec{OM} = r\vec{u}_r$ et $\vec{v} = \dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta$ pour calculer l'énergie cinétique $E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{1}{2}m(\dot{r}^2 + r^2\dot{\theta}^2)$. On aboutit alors à l'équation énergétique :

$$E_m = \frac{1}{2}m(\dot{r}^2 + r^2\dot{\theta}^2) + E_p(r),$$

puis au système d'équations du mouvement :

$$\begin{cases} \mathcal{C} &= r^2\dot{\theta} \\ E_m &= \frac{1}{2}m(\dot{r}^2 + r^2\dot{\theta}^2) + E_p(r). \end{cases}$$

Le problème étant à deux degrés de liberté r et θ , la connaissance de ces deux équations permet de résoudre complètement le problème à condition de connaître la fonction $E_p(r)$.

ÉTAPES D'INSCRIPTION



pour voir comment créer un compte

CLICK TO WATCH

1XBET



STREAMING EN DIRECT SUR MOBILE

Profitez du bonus!



UTILISATEUR VIP: D. VOLKOV - COMPTE PRO

12:36

SOLDE PRO: 147 500 ₺

1XBET PRO

Populaires Sports Esports Casino 1xGames

Tout Football Tennis Basket-ball Hockey sur glace Volleyball Tennis de table

World Win 26 World Flight 26 Brésil - Norvège Mexique Angleterre

Tous les Jeux Crash Crystal Burning Hot Fruit Cocktail Western slot

TOP-EVENTS

WC2026

COMPTE AFFILIÉ CERTIFIÉ - ACCÈS ÉLITE

Populaire EN DIRECT

Sport Tout

Wimbledon, 1/8 de finale

1er set

	Jeu	1	Score
Roman Safiullin (Q)	0	0	0
Novak Djokovic (7)	0	0	0

1X2

Populaire Favoris Coupon Historique Menu

SM-G965F

12:16

1XBET

Se connecter Inscription

Populaires Sports Esports Casino 1xGames

Tout Football Tennis Basket-ball Hockey sur glace Volleyball Tennis de table

World Win 26 World Flight 26 Brésil - Norvège Mexique Angleterre

Tous les Jeux Crash Crystal Burning Hot Fruit Cocktail Western slot

TOP-EVENTS

WC2026

Populaire EN DIRECT

Sport Tout

Corée du Sud. K Ligue 1

Gwangju 1 : 1 Ulsan Hyundai

Populaire Favoris Coupon Historique Menu

SM-G965F

12:17

Inscription

En un clic

Par téléphone

Par e-mail

Par les réseaux sociaux

Vous avez déjà un compte ? Se connecter

SM-G965F

12:31

Inscription

Par e-mail

Nom * Volkov

Prénom * Dmitry

Pays * Russie

Région Novosibirskaya obl.

Ville/Commune Novosibirsk

Date de naissance * 24.07.1996

Devise * Rouble russe (RUB)

E-mail * dmitriy-volkov@gmail.com

Code +7 Téléphone 912 345-25-26

S'inscrire

SM-G965F

12:32

Inscription

Par e-mail

Code +7 Téléphone 912 345-25-26

Mot de passe * Azerty_25_26

Répéter mot de passe * Azerty_25_26

Exigences du mot de passe

Code promo (facultatif) 1SYSCASHBACK

Bonus Bonus pour le sport

Conditions générales

Politique de confidentialité

Recevoir des informations sur les événements par e-mail

Recevoir les notifications concernant les résultats des paris par e-mail

S'inscrire

c) Étude qualitative du mouvement radial

Dans un premier temps, on ne cherche pas à résoudre complètement le problème mais uniquement à trouver l'évolution de la distance radiale $\|\overrightarrow{OM}\| = r$. Pour cela, on élimine θ entre les deux équations du système précédent. On écrit : $\dot{\theta} = \frac{\mathcal{C}}{r^2}$ et on remplace dans l'expression de l'énergie mécanique pour obtenir :

$$E_m = \frac{1}{2}m\left(\dot{r}^2 + r^2\frac{\mathcal{C}^2}{r^4}\right) + E_p(r) = \frac{1}{2}m\dot{r}^2 + \frac{1}{2}m\frac{\mathcal{C}^2}{r^2} + E_p(r).$$

On pose alors :

$$E_{p_{\text{eff}}}(r) = \frac{1}{2}m\frac{\mathcal{C}^2}{r^2} + E_p(r)$$

et on aboutit à l'équation :

$$E_m = \frac{1}{2}m\dot{r}^2 + E_{p_{\text{eff}}}(r).$$

$E_{p_{\text{eff}}}$ est la somme de la partie de l'énergie cinétique liée au mouvement orthoradial et de l'énergie potentielle. Elle est homogène à une énergie et s'apparente à l'énergie potentielle utile pour étudier le mouvement radial de M . On l'appelle énergie potentielle effective.

Le mouvement radial s'apparente à un mouvement conservatif à un degré de liberté dans une **énergie potentielle effective** :

$$E_{p_{\text{eff}}}(r) = \frac{1}{2}m\frac{\mathcal{C}^2}{r^2} + E_p(r).$$

Ce type d'équation a été étudié dans le chapitre *Aspect énergétique de la mécanique du point*. On applique la même méthode. On utilise la conservation de l'énergie mécanique et le fait que le terme $\frac{1}{2}m\dot{r}^2$ est toujours positif pour étudier qualitativement le mouvement radial et déterminer l'ensemble des positions accessibles. Pour cela, il faut connaître l'évolution de l'énergie potentielle en fonction de r . On présente la méthode sur le cas particulier de l'attraction gravitationnelle, mais elle peut être adaptée à d'autres forces.

3 Cas particulier de l'attraction gravitationnelle

3.1 Position du problème

On s'intéresse au mouvement d'un point M de masse m en interaction gravitationnelle avec un astre de masse M_A situé en O . On se place dans la situation où $M_A \gg m$ de sorte que l'action de la masse m sur M_A ne permet pas de mettre M_A en mouvement. Dans ce cas, on a vu au paragraphe 1.2, que le point M est soumis à la force d'attraction gravitationnelle : $\overrightarrow{f} = -\mathcal{G}\frac{mM_A}{r^2}\overrightarrow{u_r}$ qui dérive de l'énergie potentielle $E_p(r) = -\mathcal{G}\frac{mM_A}{r}$.

Cette force est une force centrale conservative. Le mouvement satisfait donc aux conservations du moment cinétique et de l'énergie mécanique. Le mouvement est plan, on l'étudie en

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

coordonnées polaires et on aboutit aux équations du mouvement :

$$\begin{cases} \mathcal{C} &= r^2 \dot{\theta} \\ E_m &= \frac{1}{2} m (\dot{r}^2 + r^2 \dot{\theta}^2) - \mathcal{G} \frac{mM_A}{r}. \end{cases} \quad (20.2)$$

3.2 Étude qualitative du mouvement radial

On écrit l'énergie mécanique en éliminant $\dot{\theta}$ grâce à la constante de aires $\mathcal{C}$:

$$E_m = \frac{1}{2} m \dot{r}^2 + \frac{1}{2} m \frac{\mathcal{C}^2}{r^2} - \mathcal{G} \frac{mM_A}{r} = \frac{1}{2} m \dot{r}^2 + E_{p_{\text{eff}}}(r),$$

où $E_{p_{\text{eff}}}(r) = \frac{1}{2} m \frac{\mathcal{C}^2}{r^2} - \mathcal{G} \frac{mM_A}{r}$ s'exprime en fonction de r et ne dépend pas de θ .

a) Tracé de la courbe d'énergie potentielle effective

On étudie la courbe $E_{p_{\text{eff}}}(r)$ pour pouvoir la tracer. Sa dérivée s'écrit :

$$\frac{dE_{p_{\text{eff}}}}{dr} = -m \frac{\mathcal{C}^2}{r^3} + \mathcal{G} \frac{mM_A}{r^2}.$$

Elle s'annule en $r_0 = \frac{\mathcal{C}^2}{\mathcal{G}M_A}$ où elle atteint la valeur :

$$E_{\min} = -\frac{m}{2} \frac{\mathcal{G}^2 M_A^2}{\mathcal{C}^2} = -\frac{\mathcal{G} M_A m}{2r_0}.$$

On prend r_0 comme échelle des distances et $E_0 = -E_{\min} = \mathcal{G} M_A m / 2r_0$ comme échelle d'énergie. On rend l'expression de l'énergie potentielle effective adimensionnelle en introduisant : $E_{p_{\text{eff}}}^* = \frac{E_{p_{\text{eff}}}}{E_0}$ et $r^* = \frac{r}{r_0}$. Or, $r_0 = \frac{\mathcal{C}^2}{\mathcal{G}M_A} \Leftrightarrow \frac{\mathcal{C}^2}{r_0} = \mathcal{G}M_A$ donc :

$$\frac{1}{2} m \frac{\mathcal{C}^2}{r^2} = \frac{1}{2} m \frac{\mathcal{C}^2}{r_0^2} \frac{1}{r^{*2}} = \frac{1}{2} m \frac{\mathcal{G}M_A}{r_0} \frac{1}{r^{*2}} = E_0 \frac{1}{r^{*2}}.$$

Par ailleurs, on a $-\mathcal{G} \frac{mM_A}{r} = -\mathcal{G} \frac{mM_A}{r_0} \frac{1}{r^*} = -E_0 \frac{1}{r^*}$. $E_{p_{\text{eff}}}^*(r^*)$ est alors égal à :

$$E_{p_{\text{eff}}}^*(r^*) = \frac{1}{r^{*2}} - \frac{2}{r^*},$$

que l'on a représentée sur la figure 20.4.

b) Analyse de la courbe d'énergie potentielle effective

On distingue quatre possibilités :

- si $E_m < E_{\min}$, le mouvement est impossible ;

- si $E_m = E_{\min}$, le mouvement est réalisé à $r = r_0$ fixé. Comme $\mathcal{C} = r_0^2 \dot{\theta}$, on obtient :

$$\dot{\theta} = \frac{\mathcal{C}}{r_0^2} = \text{constante.}$$

- r et $\dot{\theta}$ étant fixés, le mouvement est circulaire et uniforme ;
- si $0 > E_m > E_{\min}$, l'ensemble des distances r accessibles est un intervalle borné compris entre les positions $r_1 = r_1^* r_0$ et $r_2 = r_2^* r_0$ où r_1^* et r_2^* sont définies sur la figure 20.4. Le système est dans un **état lié**. Il reste dans le puits de potentiel créé par l'astre A ;
- si $E_m \geq 0$, l'ensemble des distances r accessibles est un intervalle non borné de la forme $[r_3, +\infty[$ avec $r_3 = r_3^* r_0$ où r_3^* est définie sur la figure 20.4. Le système est dans un **état de diffusion**. Il peut sortir du puits de potentiel créé par l'astre A .

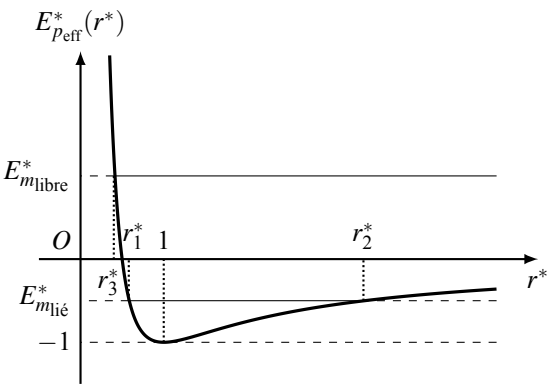


Figure 20.4 – Courbe d'énergie potentielle effective.

4 Étude directe de la trajectoire circulaire

La trajectoire circulaire est très importante car elle permet de comprendre la majorité des phénomènes concernant les états liés tout en restant simple du point de vue mathématique. Par ailleurs, les trajectoires des planètes sont très proches de trajectoires circulaires centrées sur le Soleil. Le caractère circulaire des trajectoires permet d'en faire une étude directe simple.

4.1 Position du problème

On restreint l'étude du problème précédent au cas où la trajectoire de M est un cercle de rayon r_0 et de centre O , centre d'attraction de la force. Le point M est soumis à la seule force d'attraction gravitationnelle $\vec{f} = -\mathcal{G} \frac{mM_A}{r_0^2} \vec{u}_r$ qui dérive de l'énergie potentielle $E_p(r) = -\mathcal{G} \frac{mM_A}{r}$.

On a démontré la planéité du mouvement mais on peut remarquer que postuler sa circularité implique d'admettre sa planéité puisqu'un cercle est une courbe plane. On étudie le mouvement en coordonnées polaires d'origine O dans le plan de la trajectoire circulaire.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

À $t = 0$, le point M est situé en M_0 et possède une vitesse $\vec{v}_0$. On choisit la référence des angles et l’orientation du plan comme sur la figure ci-contre de sorte que :

$$\overrightarrow{OM_0} = r_0 \vec{u}_x \quad \text{et} \quad \vec{v}_0 = v_0 \vec{u}_y,$$

avec $v_0 > 0$. Le point M est repéré à l’instant t à l’aide des coordonnées polaires :

$$\begin{cases} \overrightarrow{OM} &= r_0 \vec{u}_r \\ \vec{v} &= r_0 \dot{\theta} \vec{u}_\theta \\ \vec{a} &= -r_0 \dot{\theta}^2 \vec{u}_r + r_0 \ddot{\theta} \vec{u}_\theta = -\frac{v^2}{r_0} \vec{u}_r + r_0 \ddot{\theta} \vec{u}_\theta. \end{cases}$$

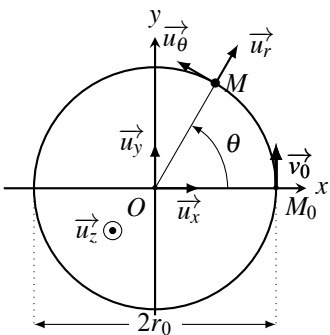


Figure 20.5 –
Mouvement circulaire.

4.2 Étude à partir du principe fondamental de la dynamique

a) Expression de la vitesse sur la trajectoire

On applique le principe fondamental de la dynamique à M de masse m :

$$m \vec{a} = -\mathcal{G} \frac{m M_A}{r_0^2} \vec{u}_r.$$

On projette alors sur $\vec{u}_r$ et on obtient :

$$-m \frac{v^2}{r_0} = -\mathcal{G} \frac{m M_A}{r_0^2}, \quad \text{soit} \quad v = \sqrt{\frac{\mathcal{G} M_A}{r_0}}.$$

La norme de la vitesse $\|\vec{v}\| = \sqrt{\frac{\mathcal{G} M_A}{r_0}}$ est constante. Le mouvement est donc uniforme.

Les trajectoires circulaires de rayon r_0 autour d’un astre attracteur de masse M_A sont parcourues à vitesse uniforme v_0 . Le principe fondamental de la dynamique permet d’établir la relation liant r_0 et v_0 : $v_0 = \sqrt{\frac{\mathcal{G} M_A}{r_0}}$.

Pour mettre en orbite un satellite artificiel sur une trajectoire circulaire autour de la Terre, il faut donc contrôler parfaitement la vitesse de satellisation, à la fois en direction et en norme.

b) Expression des grandeurs énergétiques

On peut établir les expressions des différentes grandeurs énergétiques :

- l’énergie potentielle vaut : $E_p = -\mathcal{G} \frac{m M_A}{r_0}$;
- l’énergie cinétique est égale à : $E_c = \frac{1}{2} m v_0^2 = \frac{1}{2} \mathcal{G} \frac{m M_A}{r_0}$;

• l'énergie mécanique s'écrit donc :

$$E_m = E_c + E_p = -\frac{1}{2} \mathcal{G} \frac{mM_A}{r_0}. \quad (20.3)$$

Dans le cas d'une trajectoire circulaire, toutes ces énergies sont constantes et s'expriment en fonction de r_0 à l'aide de l'énergie caractéristique $E_0 = \mathcal{G} \frac{mM_A}{r_0}$.

Généralisation aux trajectoires elliptiques Dans le cas d'une trajectoire elliptique, les énergies cinétique et potentielle varient au cours du temps et seule l'énergie mécanique est conservée. On admet que l'expression de l'énergie mécanique que l'on vient d'établir reste valable, à condition de remplacer le rayon r_0 de la trajectoire circulaire par le demi grand-axe a de l'orbite elliptique.

L'énergie mécanique d'une planète de masse m en gravitation autour d'un astre de masse M_A vaut :

$$E_m = -\frac{\mathcal{G}M_Am}{2a},$$

où a représente le demi grand-axe de la trajectoire elliptique.

Si l'on connaît l'énergie mécanique d'un satellite, cette relation permettra de déterminer le demi-grand axe de sa trajectoire.

c) Troisième loi de Kepler : loi des périodes

La période de révolution de M autour de O est le temps nécessaire à M pour parcourir la trajectoire de circonférence $2\pi r_0$ à la vitesse constante v_0 :

$$T = \frac{2\pi r_0}{v_0} = \frac{2\pi r_0}{\sqrt{\frac{\mathcal{G}M_A}{r_0}}} \implies \frac{T^2}{r_0^3} = \frac{4\pi^2}{\mathcal{G}M_A}.$$

Généralisation aux trajectoires elliptiques On admet que la relation établie ici reste valable pour les trajectoires elliptiques, à condition de remplacer le rayon r_0 de la trajectoire circulaire par le demi grand-axe a de l'orbite elliptique.

Pour un corps en orbite elliptique autour d'un astre attracteur de masse M_A , le rapport du carré du demi grand-axe a au cube de la période de révolution T ne dépend que du produit $\mathcal{G}M_A$ et vaut :

$$\frac{T^2}{a^3} = \frac{4\pi^2}{\mathcal{G}M_A},$$

indépendamment du corps qui gravite autour de l'astre attracteur.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

Exemple

Pour un corps qui gravite autour du Soleil, on peut déterminer ce rapport en utilisant les paramètres de l'orbite terrestre $T = 1$ an et $a = 1$ ua = 150.10⁶ km. On trouve alors :

$$\frac{T^2}{a^3} = \frac{(1 \text{ an})^2}{(1 \text{ ua})^3} = \frac{(365 \times 24 \times 3600)^2}{(150.10^9)^3} = 2,9.10^{-19} \text{ m}^2 \cdot \text{s}^{-3}.$$

La mesure de $\mathcal{G} = 6,67.10^{-11} \text{ kg} \cdot \text{s}^2 \cdot \text{m}^{-3}$ permet de déterminer la masse du Soleil :

$$M_S = \frac{4\pi^2}{\mathcal{G}} \frac{a^3}{T^2} = \frac{4 \times 3,14^2}{6,67.10^{-11} \times 2,9.10^{-19}} = 2,0.10^{30} \text{ kg}.$$

Exemple

Pour un corps qui gravite autour de la Terre de masse M_T , on obtient : $\frac{T^2}{a^3} = \frac{4\pi^2}{\mathcal{G}M_T}$.

Le produit $\mathcal{G}M_T$ est égal à $\mathcal{G}M_T = 3,986.10^{14} \text{ m}^3 \cdot \text{s}^{-2}$. La période de révolution de la Lune autour de la Terre (mois lunaire sidéral) vaut $T = 27,3$ jours. On en déduit le demi grand-axe de l'orbite de la Lune que l'on peut assimiler à la distance Terre-Lune :

$$a = \left(\frac{\mathcal{G}M_T T^2}{4\pi^2} \right)^{\frac{1}{3}} = \left(\frac{3,986.10^{14} \times (27,3 \times 24 \times 3600)^2}{4 \times 3,14^2} \right)^{\frac{1}{3}} = 383.10^3 \text{ km}.$$

Les mesures actuelles donnent $a = 384,399.10^3 \text{ km}$.

Ces exemples montrent la puissance de la troisième loi de Kepler pour déterminer un grand nombre de paramètres célestes. À ce titre, c'est une loi fondatrice en astronomie.

4.3 Application aux satellites géostationnaires

a) Caractéristiques des satellites géostationnaires

Un satellite géostationnaire est un satellite artificiel qui reste constamment au-dessus d'un même point de la surface terrestre. Il paraît immobile à un observateur situé sur Terre. Pour maintenir cette caractéristique, il est guidé depuis la Terre à l'aide d'un système de contrôle d'altitude et d'orbite qui permet de compenser diverses perturbations de sa trajectoire. De ce fait, il utilise progressivement ses réserves de carburant qui finissent par s'épuiser et limitent sa durée d'exploitation. Tous les satellites géostationnaires sont placés sur une même orbite circulaire d'altitude $h = 35\,786 \text{ km}$ et de période de révolution égale à un jour sidéral soit 23 heures 56 minutes et 4 secondes. L'orbite géostationnaire est encombrée puisqu'il y a plus de 250 satellites situés sur cette orbite. De ce fait, le positionnement sur l'orbite doit être réalisé avec une précision d'environ 50 km et les opérateurs de ces satellites doivent les évacuer lorsqu'ils arrivent en fin de vie. L'immobilité apparente d'un satellite géostationnaire dans le référentiel terrestre lui permet de faire des observations continues d'une même zone (satellite météorologique, satellite d'alerte) et d'être visé par une antenne parabolique fixée sur Terre (satellite de télécommunications ou de télédiffusion). Dans ce paragraphe, on va montrer que le maintien d'un satellite en position fixe dans le référentiel terrestre nécessite

de réunir trois conditions :

- le plan de l'orbite doit être situé dans le plan de l'équateur ;
- le mouvement du satellite doit être synchrone avec le mouvement de rotation propre de la Terre autour de l'axe des pôles ;
- l'orbite doit être circulaire.

b) Le mouvement d'un satellite géostationnaire est situé dans le plan de l'équateur

L'étude du mouvement du satellite est effectuée dans le référentiel géocentrique supposé galiléen. Dans ce référentiel, on a montré que l'orbite est située dans un plan qui contient le centre d'attraction de la force gravitationnelle. Le plan du mouvement contient donc nécessairement le centre de la Terre.

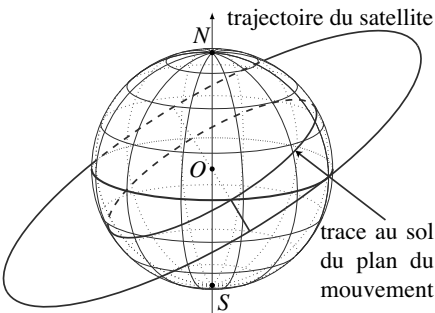


Figure 20.6 – Trajectoire d'un satellite inclinée par rapport au plan équatorial.

La figure 20.6 montre la trajectoire d'un satellite dont le plan orbital est incliné par rapport au plan équatorial terrestre, ainsi que l'intersection du plan du mouvement avec la sphère terrestre. Avec cette inclinaison, le satellite est situé tantôt au dessus de l'hémisphère nord et tantôt au dessus de l'hémisphère sud. Il n'est pas immobile pour un observateur terrestre qui va, au minimum, observer un mouvement apparent d'oscillations nord-sud. Le seul moyen d'éviter ce mouvement est d'annuler l'inclinaison de l'orbite. Le plan de l'orbite d'un satellite géostationnaire coïncide nécessairement avec le plan équatorial de la Terre.

c) Sa vitesse angulaire est constante

Le mouvement se situant dans le plan de l'équateur, le satellite doit rester en permanence à la verticale d'un point P fixe de l'équateur. Le déplacement angulaire du satellite pendant une durée quelconque doit être le même que celui du point P . La vitesse angulaire du satellite sur son orbite est donc nécessairement égale à la vitesse angulaire de rotation de la Terre.

La rotation propre de la Terre autour de son axe Nord-Sud est uniforme à la vitesse angulaire :

$$\Omega = \frac{2\pi}{T_{\text{sidéral}}},$$

où la période $T_{\text{sidéral}}$ correspond au jour sidéral, durée nécessaire à la Terre pour faire un tour sur elle-même. La vitesse angulaire d'un satellite géostationnaire est constante. Sa période de révolution est égale à un jour sidéral.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

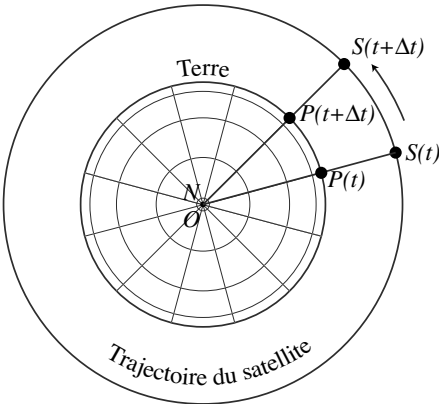


Figure 20.7 – Trajectoire d'un satellite géostationnaire vue du pôle Nord. Le satellite S suit le point de l'équateur P dans son mouvement circulaire et uniforme.

d) L'orbite est circulaire

Le mouvement étant à force centrale, il suit la loi des aires et la constante des aires $\mathcal{C}$ vaut :

$$\mathcal{C} = r^2 \dot{\theta}.$$

La vitesse angulaire du satellite étant constante, la distance r l'est également. Le mouvement orbital d'un satellite géostationnaire est circulaire.

e) Durée de la révolution du satellite : notion de jour sidéral

Pour caractériser complètement le mouvement du satellite, on doit déterminer la durée exacte de la rotation propre de la Terre. En première approximation, cette durée correspond à la durée d'un jour soit 24 heures. Quand on veut être plus précis, il est nécessaire de tenir compte de la révolution de la Terre sur son orbite. Ainsi en un jour, la Terre fait un petit peu plus qu'un tour sur elle-même comme on peut le voir sur la figure 20.8.

En $T = 24$ h, la Terre tourne sur elle-même de $2\pi + \alpha$ où α est l'angle dont elle s'est déplacée sur son orbite autour du Soleil, c'est-à-dire $\left(\frac{1}{365,25}\right)^\circ$ de tour (le 0,25 tient compte des années bissextiles). On a alors $\alpha = \frac{2\pi}{365,25}$ puis :

$$T_{\text{sidéral}} = T \frac{2\pi}{2\pi + \alpha} = T \frac{1}{1 + \frac{1}{365,25}} = T \frac{365,25}{366,25} = 23 \text{ h } 56 \text{ min } 4 \text{ s} = 86\,164 \text{ s}.$$

f) Rayon de l'orbite géostationnaire

Connaissant la période de révolution d'un satellite géostationnaire : $T_{\text{sidéral}} = 86\,164$ s, et le produit $\mathcal{G}M_T = 3,9860 \cdot 10^{14} \text{ m}^3 \cdot \text{s}^{-2}$, on peut déterminer le rayon $r_{\text{géo}}$ de son orbite à l'aide

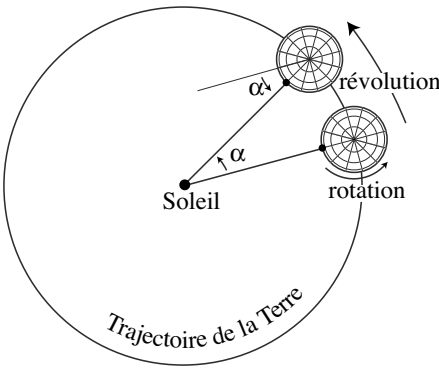


Figure 20.8 – Mouvement de la Terre en 24 heures. Le Soleil est au zénith d'un point de l'équateur terrestre à midi des jours j et $j + 1$. Du fait de la révolution de la Terre sur son orbite autour du Soleil, la Terre tourne sur elle-même d'un angle $2\pi + \alpha$ en 24 h.

de la troisième loi de Kepler : $\frac{T_{\text{sidéral}}^2}{r_{\text{géo}}^3} = \frac{4\pi^2}{\mathcal{G}M_T}$. On trouve donc :

$$r_{\text{géo}} = \left(\frac{T_{\text{sidéral}}^2 \mathcal{G}M_T}{4\pi^2} \right)^{\frac{1}{3}} = \left(\frac{86\,164^2 \times 3,9860 \cdot 10^{14}}{4 \times 3,141\,59^2} \right)^{\frac{1}{3}} = 42\,164 \text{ km.}$$

En retranchant le rayon de la Terre à l'équateur $R_T = 6378 \text{ km}$, on en déduit son altitude :

$$h = r_{\text{géo}} - R_T = 35\,786 \text{ km.}$$

Un satellite géostationnaire est fixe dans le référentiel terrestre. Dans le référentiel géocentrique, il suit une trajectoire circulaire et uniforme dans le plan équatorial terrestre à l'altitude $h = 35\,786 \text{ km}$ avec une période égale au jour sidéral $T_{\text{sidéral}} = 23 \text{ h } 56 \text{ min } 4 \text{ s}$. Le centre de cette trajectoire est le centre de la Terre.

Il faut avoir en tête les ordres de grandeur suivant : $T = 24 \text{ h}$ et $h = 36\,000 \text{ km}$.

4.4 Vitesses cosmiques

a) Vitesse minimale de mise en orbite

On peut remarquer, à l'aide de l'équation (20.3), que les trajectoires circulaires de rayon faible (orbites basses) sont celles pour lesquelles l'énergie mécanique est la plus faible. Pour cette raison, mettre un satellite en orbite basse depuis le sol terrestre nécessite moins d'énergie.

La **première vitesse cosmique** est une vitesse limite qui correspond à la vitesse minimale qu'il faut donner à un satellite pour le mettre en orbite autour de la Terre. Si la vitesse du satellite envoyé depuis la Terre est inférieure à cette vitesse, le satellite retombe sur Terre. Cette vitesse est égale à la vitesse v_1 d'un corps en orbite rasante autour de la Terre. On considère alors que l'altitude est négligeable devant le rayon terrestre R_T et que l'orbite est

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

circulaire de rayon $r_0 \simeq R_T$. La vitesse du satellite sur la trajectoire vaut donc :

$$v_1 = \sqrt{\frac{\mathcal{G}M_T}{R_T}}.$$

Il faut connaître l'ordre de grandeur de cette vitesse sur Terre :

$$v_1 = \sqrt{\frac{6,7 \cdot 10^{-11} \times 6,0 \cdot 10^{24}}{6,4 \cdot 10^6}} = 8 \text{ km} \cdot \text{s}^{-1} \simeq 30\,000 \text{ km} \cdot \text{h}^{-1}.$$

Remarque

Les orbites basses sont très utilisées pour les satellites artificiels. Elles sont contenues dans une zone située entre 200 km et 2000 km d'altitude environ. Les orbites plus basses sont inutilisables à cause des frottements dus à l'atmosphère. Leur intérêt est multiple :

- la mise en orbite de satellites proches de la Terre est moins coûteuse en énergie et permet de satelliser de gros objets comme la station spatiale internationale ;
- les orbites proches de la Terre rendent les communications avec les satellites plus faciles et plus rapides (satellites de communication) ;
- la proximité de la Terre permet d'optimiser la résolution des instruments d'observation terrestre embarqués (imagerie terrestre, météorologie ou renseignement).

b) Vitesse de libération

La **deuxième vitesse cosmique** ou **vitesse de libération** est une autre vitesse limite. Elle correspond à la vitesse minimale nécessaire pour quitter l'attraction gravitationnelle de la Terre à partir du sol. Pour la déterminer, on considère que l'on donne au système l'énergie minimale lui permettant de s'éloigner à l'infini de son point de lancement situé sur Terre. Dans ces conditions, la conservation de l'énergie mécanique entre le sol terrestre (vitesse v_2 et $r = R_T$) et l'infini (vitesse v_∞ et $r = r_\infty$) s'écrit :

$$E_m = \frac{1}{2}mv_2^2 - \mathcal{G}\frac{mM_T}{R_T} = \frac{1}{2}mv_\infty^2 - \mathcal{G}\frac{mM_T}{r_\infty}.$$

Comme on cherche la vitesse minimale, on se place dans le cas où la vitesse à l'infini est quasi-nulle et on obtient :

$$E_m = \frac{1}{2}mv_2^2 - \mathcal{G}\frac{mM_T}{R_T} = 0, \quad \text{soit} \quad v_2 = \sqrt{\frac{2\mathcal{G}M_T}{R_T}} = \sqrt{2}v_1.$$

Il faut connaître l'ordre de grandeur de cette vitesse sur Terre :

$$v_2 = \sqrt{\frac{2 \times 6,7 \cdot 10^{-11} \times 6,0 \cdot 10^{24}}{6,4 \cdot 10^6}} = 11 \text{ km/s} \simeq 40\,000 \text{ km/h}.$$

4.5 Compléments : autres trajectoires envisageables

a) Détermination de la trajectoire par une méthode numérique

Dans ce paragraphe, on résout numériquement les équations du mouvement pour déterminer les différentes trajectoires possibles dans le cas de l'attraction gravitationnelle.

Équations sans dimension Pour résoudre numériquement le système d'équations du mouvement (20.2), on le rend adimensionnel en utilisant la longueur caractéristique $r_0 = \frac{\mathcal{C}^2}{\mathcal{G}M_A}$ et l'énergie caractéristique $E_0 = \frac{\mathcal{G}M_A m}{2r_0}$ définies au paragraphe 3.2. À partir de r_0 et de la constante des aires, on détermine une vitesse caractéristique $V = \frac{\mathcal{C}}{r_0}$ et un temps caractéristique $\tau = \frac{r_0}{V} = \frac{r_0^2}{\mathcal{C}}$. On pose alors $t^* = t/\tau$, $r^* = r/r_0$ et les équations du mouvement deviennent :

$$\mathcal{C} = \frac{r_0^2}{\tau} r^{*2} \frac{d\theta}{dt^*} \quad \text{et} \quad E_m = \frac{1}{2} m \frac{r_0^2}{\tau^2} \left(\frac{dr^*}{dt^*} \right)^2 + E_0 E_{p_{eff}}^*(r^*).$$

L'énergie potentielle effective adimensionnée $E_{p_{eff}}^*(r^*) = \frac{1}{r^{*2}} - \frac{2}{r^*}$ a été explicitée au paragraphe 3.2 et tracée sur la figure 20.4.

Comme $r_0 = \frac{\mathcal{C}^2}{\mathcal{G}M_A} \Leftrightarrow \frac{\mathcal{C}^2}{r_0} = \mathcal{G}M_A$, on calcule $\frac{1}{2} m \frac{r_0^2}{\tau^2} = \frac{1}{2} m V^2 = \frac{1}{2} m \frac{\mathcal{C}^2}{r_0^2} = \frac{1}{2} m \frac{\mathcal{G}M_A}{r_0} = E_0$.

On pose alors $\alpha = \frac{E_m}{E_0}$ et on obtient les équations adimensionnées suivantes :

$$\frac{d\theta}{dt^*} = \frac{1}{r^{*2}} \quad \text{et} \quad \left(\frac{dr^*}{dt^*} \right)^2 = \alpha - \frac{1}{r^{*2}} + \frac{2}{r^*}.$$

Pour des raisons de techniques numériques, il est plus facile de dériver la deuxième équation et d'effectuer la résolution numérique du système :

$$\frac{d\theta}{dt^*} = \frac{1}{r^{*2}} \quad \text{et} \quad \frac{d^2 r^*}{dt^{*2}} = \frac{1}{r^{*3}} - \frac{1}{r^{*2}}.$$

Conditions initiales et domaine de variation des paramètres La courbe d'énergie potentielle effective de la figure 20.4 permet de limiter l'intervalle accessible à l'énergie mécanique E_m à $[-E_0, +\infty[$. α évolue donc dans l'intervalle $[-1, +\infty[$. Le point où M s'approche le plus de O permet d'établir les conditions initiales du mouvement puisqu'en ce point $\frac{dr^*}{dt^*} = 0$ et r^* vérifie $\alpha - \frac{1}{r^{*2}} + \frac{2}{r^*} = 0 \Rightarrow \alpha r^{*2} + 2r^* - 1 = 0$. On cherche la plus petite solution strictement positive de cette équation qui correspond la distance minimale séparant M de O . Lorsque $\alpha = 0$, la solution est évidemment $r^* = 0,5$.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

Lorsque $\alpha \neq 0$, le discriminant $\Delta = 4 + 4\alpha$ est positif car $\alpha > -1$ et la plus petite solution positive est $r^* = \frac{-1 + \sqrt{1 + \alpha}}{\alpha}$. Les conditions initiales sont donc :

$$\begin{cases} \frac{dr^*}{dt^*} = 0 \\ r^* = \frac{-1 + \sqrt{1 + \alpha}}{\alpha} \\ \theta = 0 \end{cases} \quad \text{si } \alpha \neq 0 \quad \text{et} \quad \begin{cases} \frac{dr^*}{dt^*} = 0 \\ r^* = 0,5 \\ \theta = 0 \end{cases} \quad \text{si } \alpha = 0.$$

Tracé et analyse des solutions obtenues en fonction de l'énergie mécanique On trace les trajectoires pour α égal à -1, -0,5 et 1 qui correspondent aux énergies mécaniques tracées sur la figure 20.4 et pour une énergie mécanique nulle, c'est-à-dire $\alpha = 0$.

Les courbes obtenues sont des coniques de foyer O dont la nature dépend de la valeur de α :

- si $\alpha = -1 \Leftrightarrow E_m = E_{\min}$, la trajectoire est un cercle de centre O ,
- si $\alpha \in]-1, 0[\Leftrightarrow 0 > E_m > E_{\min}$, la trajectoire est une ellipse de foyer O ,
- si $\alpha = 0 \Leftrightarrow E_m = 0$, la trajectoire est une parabole de foyer O ,
- si $\alpha > 0 \Leftrightarrow E_m > 0$, la trajectoire est une branche d'hyperbole de foyer O .

La valeur de α détermine entièrement la nature de la trajectoire. Les paramètres dimensionnés $\mathcal{G}$, M_A , m , $\mathcal{C}$ et E_m n'interviennent pas indépendamment mais uniquement sous la forme de

$$\text{la combinaison } \alpha = \frac{E_m}{E_0} = \frac{2\mathcal{C}^2 E_m}{\mathcal{G}^2 M_A^2 m}.$$

Il faut avoir conscience que la forme de la trajectoire dépend de la nature de la force et que les résultats obtenus ici ne sont valables que pour les forces newtoniennes en $\frac{1}{r^2}$.

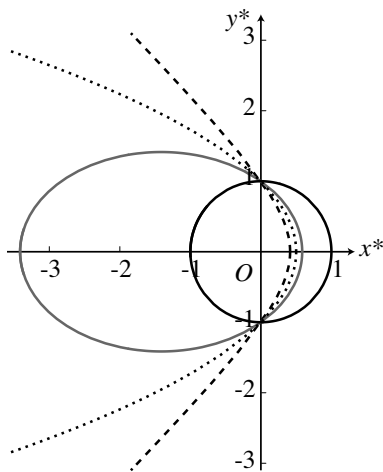


Figure 20.9 – Évolution de la trajectoire selon la valeur de α . La trajectoire est circulaire pour $\alpha = -1$ (trait continu noir), elliptique pour $\alpha = -0,5$ (trait continu gris), parabolique pour $\alpha = 0$ (pointillés) et hyperbolique pour $\alpha = 1$ (tirets).

b) Expression de l'énergie mécanique pour les trajectoires elliptiques

Dans ce paragraphe, on démontre l'expression de l'énergie mécanique sur une trajectoire elliptique que l'on a admis au paragraphe 4.2. Pour cela, on utilise la courbe d'énergie potentielle effective vue au paragraphe 3 et reproduite figure 20.10. Les trajectoires liées s'effectuent entre les distances r_1 et r_2 . La trajectoire étant une ellipse, on remarque sur le schéma de la figure 20.11 que les paramètres r_1 et r_2 sont liés à la longueur du grand axe de l'ellipse :

$$2a = r_1 + r_2.$$

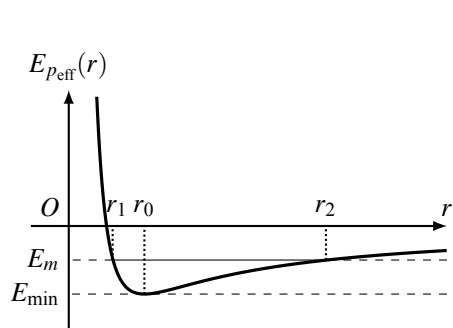


Figure 20.10 – Énergie potentielle effective.

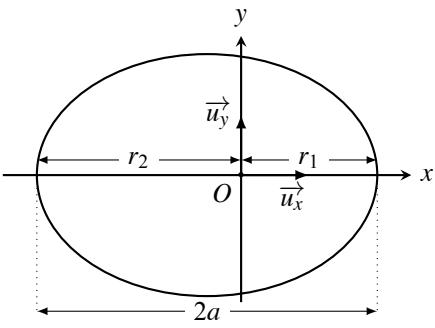


Figure 20.11 – Ellipse montrant r_1 , r_2 et a .

Or r_1 et r_2 sont solutions de l'équation :

$$E_m = E_{\text{eff}}(r) = \frac{1}{2}m\frac{\mathcal{C}^2}{r^2} - \mathcal{G}\frac{mM_A}{r} \implies r^2 + \frac{\mathcal{G}mM_A}{E_m}r - \frac{1}{2}m\frac{\mathcal{C}^2}{E_m} = 0.$$

Cette équation s'écrit également : $(r - r_1)(r - r_2) = r^2 - (r_1 + r_2)r + r_1r_2 = r^2 - Sr + P = 0$, où $S = r_1 + r_2$ représente la somme des racines du polynôme de deuxième ordre et $P = r_1r_2$ son produit. On en déduit :

$$S = r_1 + r_2 = 2a = -\frac{\mathcal{G}mM_A}{E_m}, \quad \text{soit} \quad E_m = -\frac{\mathcal{G}M_Am}{2a}.$$

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- champ de force centrale conservatif
- un mouvement à moment cinétique constant est plan et vérifie la loi des aires
- champ newtonien
- lois de J. Kepler pour les planètes
- définition d'un satellite géostationnaire
- vitesses cosmiques : vitesse en orbite basse et vitesse de libération
- ordre de grandeur des vitesses cosmiques terrestres

SAVOIR-FAIRE

- montrer que le moment cinétique est conservé lors d'un mouvement dans un champ de force centrale
- exprimer la conservation de l'énergie mécanique
- construire une énergie potentielle effective pour étudier qualitativement le mouvement radial selon la valeur de l'énergie mécanique
- transposer les lois de J. Kepler au cas des satellites terrestres
- étudier le mouvement circulaire d'une planète autour du Soleil
- établir la troisième loi de J. Kepler pour une planète en révolution circulaire
- exploiter les lois de J. Kepler dans le cas d'une trajectoire elliptique
- calculer l'altitude d'un satellite géostationnaire et justifier que son orbite est située dans le plan équatorial
- exprimer l'énergie mécanique en fonction du rayon de l'orbite dans le cas d'un mouvement circulaire
- exprimer l'énergie mécanique en fonction du demi-grand axe dans le cas d'un mouvement elliptique
- exprimer les vitesses en orbite basse et vitesses de libération (vitesses cosmiques)

MOTS-CLÉS

- | | | |
|---------------------|------------------|-----------------------------|
| • force newtonienne | • loi des aires | • satellite géostationnaire |
| • force centrale | • lois de Kepler | • vitesses cosmiques |

S'ENTRAÎNER

Les données numériques suivantes sont utilisées dans de nombreux exercices :

- masse de la Terre : $M_T = 5,97 \cdot 10^{24} \text{ kg}$;
- rayon de la Terre : $R_T = 6,38 \cdot 10^6 \text{ m}$;
- masse du Soleil : $M_S = 1,99 \cdot 10^{30} \text{ kg}$;
- constante universelle de gravitation : $\mathcal{G} = 6,67 \cdot 10^{-11} \text{ N} \cdot \text{m}^2 \cdot \text{kg}^{-2}$;
- valeur du champ de pesanteur au niveau du sol : $g = 9,81 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$;
- unité astronomique (distance moyenne Terre-Soleil) : $1 \text{ ua} = 1,5 \cdot 10^{11} \text{ m}$.

20.1 Paramètre gravitationnel standard de la Terre (★)

1. Montrer que la connaissance de la période d'un satellite terrestre en orbite circulaire à l'altitude z et de la troisième loi de Kepler permet de déterminer le paramètre gravitationnel standard $\mu = \mathcal{G}M_T$ de la Terre, produit de la constante de gravitation universelle par la masse de la Terre.
2. L'expérience de Cavendish permet de déterminer la valeur de $\mathcal{G} = 6,67 \cdot 10^{-11} \text{ N} \cdot \text{m}^2 \cdot \text{kg}^{-2}$. Montrer que l'on peut alors déterminer la masse de la Terre.
3. En utilisant vos connaissances des satellites géostationnaires et le rayon Terrestre, calculer le paramètre gravitationnel standard de la Terre, sa masse et sa masse volumique moyenne.
4. Donner une autre méthode pour déterminer μ en utilisant la valeur du champ de gravité terrestre à la surface du globe g .

20.2 Vitesse d'un satellite à son périégée (★)

Lors de son lancement, le satellite d'observation Hipparcos est resté sur son orbite de transfert à cause d'un problème technique. On l'assimile à un point matériel M de masse $m = 1,1 \cdot 10^3 \text{ kg}$. L'orbite de transfert est elliptique et la distance Terre-satellite varie entre $d_P = 200 \text{ km}$ au périégée et $d_A = 35,9 \cdot 10^3 \text{ km}$ à l'apogée. On rappelle que le périégée est le point de l'orbite le plus proche de la Terre et que l'apogée est le point le plus éloigné. On mesure la vitesse du satellite à son apogée : $v_A = 3,5 \cdot 10^2 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$.

1. Faire un schéma de la trajectoire en faisant apparaître la position O du centre de la Terre, l'apogée A et le périégée P .
2. Déterminer le demi-grand axe a de la trajectoire.
3. En déduire l'énergie mécanique et la période du satellite.
4. On note v_A et v_P les vitesses du satellite en A et en P . Exprimer le module du moment cinétique calculé au point O du satellite à son apogée puis à son périégée.
5. En déduire la vitesse du satellite à son périégée.

20.3 Énergie nécessaire pour mettre un satellite artificiel en orbite (★)

On étudie le mouvement d'un satellite de masse m en orbite circulaire à une altitude z autour de la Terre, ainsi que le lancement d'un satellite artificiel à partir d'un point O de la surface terrestre.

1. Dans quel référentiel se place-t-on pour étudier le mouvement d'un satellite terrestre ?

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

2. Énergie d'un satellite artificiel en orbite

- Rappeler l'expression de l'énergie potentielle gravitationnelle du satellite en orbite à une distance r du centre de la Terre. En déduire son expression en fonction de son altitude z .
- Retrouver l'expression de la vitesse en orbite à une altitude z .
- En déduire l'expression de l'énergie cinétique puis de l'énergie mécanique E_m du satellite sur son orbite à l'altitude z .
- Calculer cette énergie mécanique pour $z = 1,0 \cdot 10^3$ km et $m = 6,0 \cdot 10^3$ kg.

3. Énergie nécessaire au lancement d'un satellite

Pour lancer un satellite, il faut lui communiquer l'énergie $\Delta E_m = E_m - E_{m_0}$ où E_{m_0} est l'énergie qu'il a au point O .

- Dans le référentiel géocentrique, la Terre peut être assimilée à un solide en rotation autour d'un axe à une vitesse angulaire Ω . Préciser l'axe de rotation. Est-il fixe ? Que vaut la vitesse angulaire ?
- En déduire l'expression de la vitesse du point O dans le référentiel géocentrique $\mathcal{R}_g$ supposé galiléen en fonction de Ω , du rayon terrestre R_T et de la latitude du lieu λ .
- Exprimer alors l'énergie mécanique initiale E_{m_0} du satellite posé au sol au point O .
- En déduire les conditions les plus favorables pour le lancement du satellite. Parmi les trois champs de tirs suivants, lequel choisir de préférence ?
 - Baïkonour au Kazakhstan : $\lambda = 46^\circ$;
 - Cap Canaveral aux USA : $\lambda = 28,5^\circ$;
 - Kourou en Guyane française : $\lambda = 5,23^\circ$.
- Calculer l'énergie nécessaire pour mettre le satellite en orbite basse depuis Kourou.
- Calculer numériquement l'énergie gagnée entre Baïkonour et Kourou. Commenter.

20.4 Trajectoire quasi-circulaire d'un satellite - Freinage par l'atmosphère (★★)

On étudie le mouvement d'un satellite artificiel de la Terre dans le référentiel géocentrique supposé galiléen. On néglige les autres interactions que la force de gravitation entre la Terre et le satellite. On note M_T la masse de la Terre, R_T son rayon, m la masse du satellite supposée petite devant M_T et G la constante de gravitation universelle. On note T_0 la période de révolution du satellite.

- Établir la conservation du moment cinétique du satellite par rapport à la Terre.
- En déduire que le mouvement du satellite est plan.
- Montrer que cela permet de définir une constante des aires C dont on donnera l'expression.
- On suppose que le satellite est en orbite circulaire autour de la Terre. Montrer que son mouvement est uniforme.
- Établir l'expression de la vitesse v du satellite en fonction de G , M_T et r le rayon de l'orbite du satellite.
- Retrouver la troisième loi de Kepler dans le cas d'une trajectoire circulaire. Déterminer numériquement la période d'un satellite situé sur une orbite basse à $1,0 \cdot 10^3$ km d'altitude.
- Déterminer l'expression de l'énergie cinétique E_c du satellite en fonction de G , M_T , m et r .
- Même question pour l'énergie potentielle E_p du satellite. Donner la relation entre E_c et E_p .

9. En déduire l'expression de l'énergie mécanique E_m et les relations de E_m avec E_p et E_c .

Les satellites en orbite basse subissent des frottements de la part des hautes couches de l'atmosphère. Ces frottements limitent la durée de vie des satellites en les faisant lentement chuter sur Terre. Un satellite situé sur une orbite à $1,0 \cdot 10^3$ km d'altitude descend d'environ 2,0 m par jour. On cherche à modéliser ces observations.

On modélise l'action des hautes couches de l'atmosphère par une force de frottement proportionnelle à la masse du satellite et à sa vitesse au carré : $\vec{f} = -\alpha m v \vec{v}$ où α est un coefficient de frottement. Cette force est suffisamment faible pour que la trajectoire soit quasi-circulaire. Dans ces conditions, les expressions des différentes énergies en fonction de r restent valables mais r varie lentement dans le temps.

10. À l'aide du théorème de l'énergie cinétique, établir l'équation différentielle vérifiée par r .

11. Sans résoudre, montrer que r ne peut que diminuer.

12. En déduire un résultat surprenant sur l'évolution de la vitesse du satellite.

20.5 Modèle de Bohr de l'atome d'hydrogène (★★)

Pour expliquer le spectre de raies de l'atome d'hydrogène observé expérimentalement, Bohr a proposé un modèle basé sur les hypothèses suivantes : dans un référentiel galiléen lié au noyau O ,

- i) l'électron décrit une trajectoire circulaire sur laquelle il ne rayonne pas d'énergie ;
- ii) l'électron échange de l'énergie avec l'extérieur sous forme de lumière lorsqu'il change de trajectoire circulaire ;
- iii) le module du moment cinétique de l'électron est quantifié et ne peut prendre que des valeurs discrètes vérifiant la relation :

$$L_{O_n} = n \frac{h}{2\pi}$$

où n un entier naturel non nul et h la constante de Planck.

Une orbitale électronique correspond à une valeur de l'entier n . Elle est caractérisée par un rayon r_n , une vitesse v_n et une énergie mécanique $E_m(n)$.

Ce modèle semi-classique n'est pas complètement satisfaisant, mais il prédit le spectre de raies de l'atome d'hydrogène. À ce titre, il a eu son heure de gloire et a permis de banaliser l'idée que la quantification des grandeurs physiques est nécessaire à l'échelle atomique.

On rappelle qu'un atome d'hydrogène est constitué d'un noyau (charge e , masse m_p) et d'un électron (charge $-e$, masse m_e), et on donne les valeurs numériques utiles pour cet exercice : masse de l'électron : $m_e = 0,911 \cdot 10^{-30}$ kg ; charge élémentaire $e = 1,602 \cdot 10^{-19}$ C ; constante de Planck : $h = 6,63 \cdot 10^{-34}$ J·s ; célérité de la lumière dans le vide : $c = 3,00 \cdot 10^8$ m·s⁻¹ ; permittivité diélectrique du vide $\epsilon_0 = 8,85 \cdot 10^{-12}$ F·m⁻¹.

1. Rappeler l'expression de la force d'interaction exercée par le noyau sur l'électron et de l'énergie potentielle dont elle dérive.

2. Utiliser le fait que les orbitales sont circulaires pour exprimer le carré v_n^2 de la vitesse de l'électron en fonction de la distance r_n .

3. Utiliser la quantification du moment cinétique pour exprimer le rayon de la trajectoire en fonction de n , h , m_e , e .

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

4. Calculer sa valeur pour $n = 1$.
5. Exprimer l'énergie mécanique $E_m(n)$ de l'électron et montrer qu'elle se met sous la forme $E_m(n) = -\frac{A}{n^2}$. Donner l'expression et la valeur numérique de A , en électron-volts (on rappelle que $1 \text{ eV} = 1,6 \cdot 10^{-19} \text{ J}$).
6. Sachant que le passage d'un niveau d'énergie $E_m(n_1)$ à un autre $E_m(n_2) < E_m(n_1)$ se traduit par l'émission d'un photon de fréquence ν telle que $E_{\text{photon}} = h\nu = E_m(n_1) - E_m(n_2)$, en déduire que les longueurs d'onde λ émises vérifient :

$$\frac{1}{\lambda} = R_H \left(\frac{1}{n_2^2} - \frac{1}{n_1^2} \right).$$

On donnera l'expression de la constante de Rydberg R_H ainsi que sa valeur numérique.

7. Quelles sont les longueurs d'onde dans le visible pour les séries de Lyman ($n_2 = 1$) et de Balmer ($n_2 = 2$) ?

APPROFONDIR

20.6 Caractéristique d'une météorite (★★★)

On repère une météorite très éloignée du Soleil et on mesure sa vitesse $\vec{v}_0$. On observe que $\vec{v}_0 = v_0 \vec{u}_x$ est portée par une droite Δ , située à une distance b du centre O du Soleil. On suppose qu'à l'instant où on la repère (instant initial), la météorite est si éloignée que son énergie potentielle d'interaction gravitationnelle avec le Soleil est négligeable.

On note m la masse de la météorite, M_S celle du Soleil, R_S le rayon du Soleil et $\mathcal{G}$ la constante de gravitation universelle.

1. Faites un schéma de la situation initiale.
2. Montrer que l'énergie mécanique de la météorite est une intégrale première du mouvement. Déterminer sa valeur initiale.
3. Montrer que le moment cinétique par rapport à O de la météorite est une intégrale première du mouvement. Déterminer sa valeur initiale.
4. Rappeler les conséquences de la conservation du moment cinétique.
5. Définir les coordonnées adaptées et établir l'expression du moment cinétique à un instant t quelconque.
6. Établir l'expression de l'énergie potentielle effective.
7. Exprimer cette énergie potentielle effective en fonction de m , v_0 , b , du produit $\mathcal{G}M_S$ et de la distance r .
8. Tracer l'allure de la courbe d'énergie potentielle effective et en déduire la nature bornée ou non de la trajectoire de la météorite.
9. Déterminer la distance minimale d'approche $r_{\min}$ en fonction de v_0 , b et du produit $\mathcal{G}M_S$.
10. À quelle condition sur $r_{\min}$ la météorite n'ira pas toucher la surface du Soleil ?

CORRIGÉS

20.1 Paramètre gravitationnel standard de la Terre

1. La troisième loi de Kepler pour un satellite terrestre en orbite circulaire de rayon r s'écrit

$$\frac{T^2}{r^3} = \frac{4\pi^2}{\mathcal{G}M_T} \Rightarrow \mu = \mathcal{G}M_T = \frac{4\pi^2 r^3}{T^2} = \frac{4\pi^2 (R_T + z)^3}{T^2},$$

où R_T désigne le rayon de la Terre.

2. La connaissance de $\mathcal{G}$ donne accès à $M_T = \frac{\mu}{\mathcal{G}}$.

3. Un satellite suit une orbite circulaire de rayon 42.10^3 km en $24 \text{ h} = 86400 \text{ s}$. On en déduit : $\mu = \frac{4 \times 3,14^2 \times (42.10^6)^3}{86400^2} = 39.10^{13} \text{ m}^3 \cdot \text{s}^{-2}$ puis sa masse $M_T = \frac{\mu}{\mathcal{G}} = 5,9.10^{24} \text{ kg}$

et sa masse volumique moyenne $\rho = \frac{M_T}{\frac{4}{3}\pi R_T^3} = 5,3.10^3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$. À l'époque de Cavendish, ce résultat a surpris car la masse volumique des roches les plus denses est de l'ordre de $3.10^3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$ à $4.10^3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$. On sait maintenant que cette valeur est due au noyau terrestre constitué de fer beaucoup plus dense.

4. On peut également trouver μ en exploitant $g = 9,8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2} = \frac{\mathcal{G}M_T}{R_T^2}$ soit :

$$\mu = \mathcal{G}M_T = gR_T^2 = 9,8 \times (6,4.10^6)^2 = 40.10^{13} \text{ m}^3 \cdot \text{s}^{-2}.$$

20.2 Vitesse d'un satellite à son périégée

1. Voir ci-contre.

2. $a = \frac{d_P + d_A + 2R_T}{2} = 24,5.10^3 \text{ km}$ (voir ci-contre).

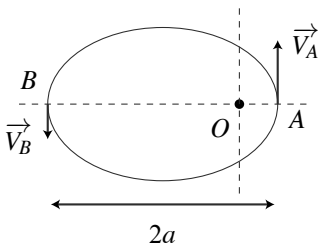
$$3. E_m = -\frac{\mathcal{G}mM_T}{2a} = -\frac{\mathcal{G}mM_T}{d_P + d_A + 2R_T} = -8,9.10^9 \text{ J}.$$

On déduit la période de la troisième loi de Kepler en utilisant un satellite géostationnaire qui effectue une révolution en $T_{\text{geo}} = 1 \text{ jour}$ à l'altitude $z_{\text{geo}} = 36.10^3 \text{ km}$ donc pour lequel $a_{\text{geo}} = 42,4.10^3 \text{ km}$ pour déterminer la valeur de la constante :

$$T^2/a^3 = T_{\text{geo}}^2/a_{\text{geo}}^3 \Rightarrow T = T_{\text{geo}} \left(\frac{a}{a_{\text{geo}}} \right)^{\frac{3}{2}} = 0,438 \text{ jour} = 10,5 \text{ h}.$$

4. Aux points A et P et seulement en ces points, on a $\vec{v}_A \perp \vec{OA}$ (respectivement $\vec{v}_P \perp \vec{OP}$) et $L_O(A) = m(d_A + R_T)v_A$ (resp. $L_O(P) = m(d_P + R_T)v_P$).

5. Le mouvement est à force centrale de centre O, le moment cinétique en O est une constante du mouvement d'où $(d_A + R_T)v_A = (d_P + R_T)v_P$ puis $v_P = v_A \frac{d_A + R_T}{d_P + R_T} = 2,2.10^3 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$.



CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

20.3 Énergie nécessaire pour mettre un satellite artificiel en orbite

1. Le référentiel d'étude pour ce type de mouvements est le référentiel géocentrique.
2. Énergie d'un satellite artificiel en orbite :

a. $E_p = -\frac{\mathcal{G}mM_T}{r} = -\frac{\mathcal{G}mM_T}{R_T + z}$ où R_T et M_T sont le rayon et la masse de la Terre.

b. Le mouvement circulaire du satellite est étudié en coordonnées polaires dont l'origine est confondue avec le centre de la Terre. Le satellite étudié n'est soumis qu'à l'attraction gravitationnelle de la Terre. On applique le principe fondamental de la dynamique au satellite dans le référentiel géocentrique galiléen en projection sur $\vec{u}_r$:

$$-m\frac{v^2}{r} = -\frac{\mathcal{G}mM_T}{r^2} \Rightarrow v = \sqrt{\frac{\mathcal{G}M_T}{r}} = \sqrt{\frac{\mathcal{G}M_T}{R_T + z}}.$$

c. On trouve $E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{1}{2}\frac{\mathcal{G}mM_T}{R_T + z}$ puis $E_m = E_c + E_p = -\frac{1}{2}\frac{\mathcal{G}mM_T}{R_T + z}$. Étant donné que l'énergie potentielle du satellite forme un puits dont le maximum est égal à 0 et que le satellite suit une trajectoire liée, son énergie mécanique est négative, ce que l'on observe ici.

d. Numériquement : $E_m = -0,5 \frac{6,67 \cdot 10^{-11} \times 6 \cdot 10^3 \times 5,97 \cdot 10^{24}}{7,38 \cdot 10^6} = -1,6 \cdot 10^{11} \text{ J}.$

3. Énergie nécessaire au lancement d'un satellite :

a. Dans le référentiel géocentrique, la Terre est en rotation autour d'un axe fixe (l'axe de ses pôles) à la vitesse angulaire $\Omega = \frac{2\pi}{T} = 7,3 \cdot 10^{-5} \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$ en prenant $T = 1$ jour.

b. Le point O est en mouvement circulaire de centre H , projeté de O sur l'axe de rotation, de rayon $R = HO = R_T \cos \lambda$, à la vitesse angulaire Ω . Sa vitesse est $V_O = R\Omega = R_T \Omega \cos \lambda$.

c. L'énergie E_{m_0} vaut $E_{m_0} = \frac{1}{2}mR_T^2\Omega^2 \cos^2 \lambda - \frac{\mathcal{G}mM_T}{R_T}$.

d. Plus V_O est grand, plus l'énergie cinétique au sol du satellite est grande. Il faut maximiser $\cos \lambda$ donc se situer le plus près possible de l'équateur. Le champ de tir de Kourou est donc le site à privilégier.

e. L'énergie à fournir est égale à la différence $\Delta E_m = E_m - E_{m_0}$. On calcule numériquement $E_{m_0} = -3,7 \cdot 10^{11} \text{ J}$ puis $\Delta E_m = 2,1 \cdot 10^{11} \text{ J}$.

f. Entre Baïkonour et Kourou, on gagne $E_{m_0} = \frac{1}{2}mR_T^2\Omega^2 (\cos^2 \lambda_{\text{Kourou}} - \cos^2 \lambda_{\text{Baïkonour}})$. Numériquement on trouve une économie de $3,3 \cdot 10^8 \text{ J}$. Le gain relatif d'énergie, de l'ordre de 0,15 %, est relativement faible mais, comme chaque tir nécessite plusieurs centaines de tonnes de carburant, il n'est pas tout à fait négligeable.

20.4 Trajectoire quasi-circulaire d'un satellite - Freinage par l'atmosphère

On étudie le satellite dans le référentiel géocentrique supposé galiléen. Dans ce référentiel, il n'est soumis qu'à la force de gravitation $\vec{F}_G$ qui est une force centrale de centre O confondu avec le centre de la Terre.

1. La résultante des forces est colinéaire au vecteur position. Son moment $\vec{\mathcal{M}}_O$ par rapport à O est nul. Le théorème du moment cinétique implique que $\frac{d\vec{L}_O}{dt} = \vec{\mathcal{M}}_O = \vec{0}$. Par conséquent, $\vec{L}_O$ est une constante du mouvement.
2. Si la valeur du moment cinétique est nulle, le mouvement est rectiligne. Sinon, on pose $\vec{u}_z = \frac{\vec{L}_O}{\|\vec{L}_O\|}$ et comme $\vec{OM}$ est perpendiculaire à $\vec{L}_O = \vec{OM} \wedge m\vec{v}$ (propriété du produit vectoriel), il est perpendiculaire à $\vec{u}_z$. Le point M se déplace donc dans le plan xOy .
3. Dans ce plan, on utilise les coordonnées polaires et on a : $\vec{OM} = r\vec{u}_r$ et $\vec{v} = \dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta$. On en déduit l'expression du moment cinétique en O : $\vec{L}_O = \vec{OM} \wedge m\vec{v} = r\vec{u}_r \wedge m(\dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta) = mr^2\dot{\theta}\vec{u}_z$. On peut définir la constante des aires $C = r^2\dot{\theta}$.
4. Le mouvement étant circulaire, r est une constante. $C = r^2\dot{\theta}$ est aussi une constante donc $\dot{\theta}$ l'est également. Le mouvement est circulaire et uniforme.
5. Lors d'un mouvement circulaire et uniforme : $\vec{OM} = r\vec{u}_r$, $\vec{v} = r\dot{\theta}\vec{u}_\theta$ et $\vec{a} = -\frac{v^2}{r}\vec{u}_r$. La projection du principe fondamental de la dynamique sur $\vec{u}_r$ donne :

$$-m\frac{v^2}{r} = -\frac{GM_T m}{r^2} \implies v = \sqrt{\frac{GM_T}{r}}.$$

6. La vitesse étant constante, $v = \frac{2\pi r}{T} = \sqrt{\frac{GM_T}{r}}$ puis $\frac{T^2}{r^3} = \frac{4\pi^2}{GM_T}$ (troisième loi de Kepler).

On en déduit $T = 2\pi\sqrt{\frac{GM_T}{r^3}} = 6,3.10^3$ s

7. L'énergie cinétique vaut $E_c = \frac{1}{2}mv^2 = \frac{GmM_T}{2r}$.

8. Quant à l'énergie potentielle, elle vaut $E_p = -\frac{GmM_T}{r} = -2E_c$.

9. On en déduit l'énergie mécanique $E_m = E_c + E_p = -\frac{GmM_T}{2r} = -E_c = \frac{E_p}{2}$.

10. L'application du théorème de l'énergie cinétique au satellite donne :

$$\frac{dE_c}{dt} = \mathcal{P}(\vec{F}_G) + \mathcal{P}(\vec{f}) = -\frac{dE_p}{dt} + \mathcal{P}(\vec{f}) \implies \frac{dE_m}{dt} = \mathcal{P}(\vec{f}) = \vec{f} \cdot \vec{v}.$$

Or $\frac{dE_m}{dt} = \frac{GmM_T}{2r^2} \frac{dr}{dt}$ et $\mathcal{P}(\vec{f}) = \vec{f} \cdot \vec{v} = -\alpha mv^3 = -\alpha m \left(\frac{GM_T}{r}\right)^{\frac{3}{2}}$. En combinant ces deux équation on aboutit à :

$$\frac{dr}{dt} = -2\alpha (GM_T)^{\frac{1}{2}} r^{\frac{1}{2}}.$$

11. Comme $\dot{r} < 0$, r diminue au cours du temps. Le satellite tombe sur la Terre.

12. Au cours de sa chute, l'énergie cinétique $E_c = \frac{GmM_T}{2r}$ augmente car $\frac{1}{r}$ est une fonction décroissante. La vitesse du satellite augmente. L'existence d'une force de frottement provoque une augmentation de la vitesse, ce qui est contre intuitif.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

20.5 Modèle de Bohr de l'atome d'hydrogène

On étudie le mouvement de l'électron dans le référentiel lié au noyau supposé galiléen. L'électron est animé d'un mouvement circulaire et uniforme de centre O et de rayon r . On l'étudie en coordonnées polaires d'origine O . Dans ce système de coordonnées :

$$\overrightarrow{OM} = r\vec{u}_r \quad ; \quad \vec{v} = r\dot{\theta}\vec{u}_\theta \quad ; \quad \vec{a} = -\frac{v^2}{r}\vec{u}_r.$$

1. La seule force dont il faut tenir compte est la force d'interaction coulombienne qu'exerce le noyau de charge $+e$ sur l'électron de charge $-e$: $\vec{f} = -\frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 r^2}\vec{u}_r$ qui dérive de l'énergie potentielle $E_p = -\frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 r}$. On peut négliger l'interaction gravitationnelle.

2. On projette le principe fondamental de la dynamique sur le vecteur $\vec{u}_r$ et on obtient :

$$-m_e \frac{v_n^2}{r_n} = -\frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 r_n^2} \Rightarrow v_n^2 = \frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 m_e r_n}.$$

3. Le module du moment cinétique s'écrit : $L_{O_n} = m_e r_n v_n = \frac{nh}{2\pi}$. On écrit alors le carré de la vitesse de deux manières et on obtient : $v^2 = \frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 m_e r} = \frac{n^2 h^2}{4\pi^2 m_e^2 r^2}$ soit $r = \frac{n^2 h^2 \epsilon_0}{\pi m_e e^2}$.

4. Application numérique pour $n = 1$: $r = 53$ pm.

5. L'énergie mécanique vaut : $E_m(n) = E_c + E_p = \frac{1}{2}m_e v_n^2 - \frac{e^2}{4\pi\epsilon_0 r_n} = -\frac{e^2}{8\pi\epsilon_0 r_n}$. De plus, $r = \frac{n^2 h^2 \epsilon_0}{\pi m_e e^2}$ donc :

$$E_m(n) = -\frac{e^4 m_e}{8\epsilon_0^2 h^2} \frac{1}{n^2} = -\frac{A}{n^2} \quad \text{avec} \quad A = \frac{e^4 m_e}{8\epsilon_0^2 h^2} = 2,18 \cdot 10^{-18} \text{ J} = 13,6 \text{ eV}.$$

$$6. \Delta E = A \left(\frac{1}{n_2^2} - \frac{1}{n_1^2} \right) = h\nu = h\frac{c}{\lambda} \quad \text{donc} \quad \frac{1}{\lambda} = \frac{A}{hc} \left(\frac{1}{n_2^2} - \frac{1}{n_1^2} \right) = R_H \left(\frac{1}{n_2^2} - \frac{1}{n_1^2} \right),$$

$$\text{avec } R_H = \frac{A}{hc} = \frac{e^4 m_e}{8\epsilon_0^2 ch^3} = 1,10 \cdot 10^7 \text{ m}^{-1}.$$

7. Les longueurs d'onde visibles sont comprises entre 400 nm et 800 nm environ.

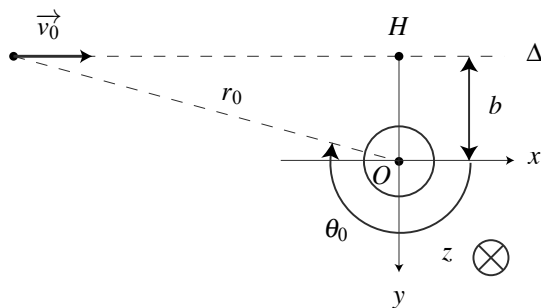
Pour la série de Lyman ($n_2 = 1$), on a : $\lambda = 122$ nm pour $n_1 = 2$; $\lambda = 103$ nm pour $n_1 = 3$ et pour toutes les valeurs supérieures de n_1 les longueurs d'onde seront plus faibles. On n'a donc aucune raie dans le domaine visible, elles sont toutes dans le domaine ultra-violet.

Pour la série de Balmer ($n_2 = 2$), on a : $\lambda = 657$ nm pour $n_1 = 3$; $\lambda = 487$ nm pour $n_1 = 4$; $\lambda = 435$ nm pour $n_1 = 5$; $\lambda = 411$ nm pour $n_1 = 6$; $\lambda = 398$ nm pour $n_1 = 7$ et pour toutes les valeurs supérieures de n_1 les longueurs d'onde seront plus faibles. On a donc quatre raies (pour n_1 égal à 3, 4, 5 et 6) dans le domaine visible.

Ces raies et leurs longueurs d'ondes prédites par le modèle correspondent à celles que l'on mesure expérimentalement à l'aide d'un spectroscopie.

20.6 Caractéristique d’une météorite

1. On étudie le mouvement de la météorite dans le référentiel héliocentrique supposé galiléen. Cette météorite est soumise à la seule force d’attraction gravitationnelle du Soleil qui est une force newtonienne donc centrale et conservative en $\frac{1}{r^2}$. On réalise le schéma suivant :



2. En l’absence de frottement, le système est conservatif et son énergie mécanique est une constante du mouvement : $E_m = \text{constante}$.

L’énergie mécanique de la météorite vaut : $E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}mv^2 - m\frac{\mathcal{G}M_S}{r}$, où r est la distance séparant la météorite du centre de la Terre. À l’instant initial, cette relation s’écrit :

$$E_m = \frac{1}{2}mv_0^2 - m\frac{\mathcal{G}M_S}{r_0} \simeq \frac{1}{2}mv_0^2,$$

si son énergie potentielle initiale est négligeable devant son énergie cinétique initiale.

3. On applique le théorème du moment cinétique par rapport à O à la météorite soumis à l’attraction gravitationnelle du Soleil qui est une force centrale. On obtient :

$$\frac{d\vec{L}_O}{dt} = \vec{0} \quad \Rightarrow \quad \vec{L}_O \text{ est une constante du mouvement.}$$

À l’aide du schéma, on détermine $\vec{L}_O = m\vec{OM} \wedge \vec{v}$ à l’instant initial : $\vec{L}_O = m\vec{OM}_0 \wedge \vec{v}_0 = m(\vec{OH} + \vec{HM}_0) \wedge \vec{v}_0 = m\vec{OM}_0 \wedge \vec{v}_0 = mbv_0\vec{u}_z$, où le point H et le vecteur $\vec{u}_z$ sont définis sur la figure ci-dessus. Le moment cinétique est alors :

$$\vec{L}_O = mbv_0\vec{u}_z.$$

Il faut faire attention au sens de $\vec{u}_z$: $(\vec{OH}, \vec{v}_0, \vec{u}_z)$ doit être un trièdre direct.

4. Le moment cinétique en O étant conservé, le mouvement est situé dans le plan perpendiculaire à $\vec{L}_O$ c’est-à-dire ici dans le plan (xOy) et vérifie la loi des aires.

5. On définit le système de coordonnées polaires sur la figure ci-dessus. Dans ces conditions, le mouvement de M étant situé dans le plan xOy , on utilise les relations du cours de cinématique du point :

$$\vec{OM} = r\vec{u}_r \quad ; \quad \vec{v} = \dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta.$$

On en déduit $\vec{L}_O = m\vec{OM} \wedge \vec{v} = mr^2\dot{\theta}\vec{u}_z$. On pose $\mathcal{C} = r^2\dot{\theta} = bv_0$ la constante des aires.

CHAPITRE 20 – MOUVEMENT DANS UN CHAMP DE FORCE CENTRALE. CHAMPS NEWTONIENS.

6. On écrit ensuite l'énergie mécanique à l'instant t :

$$E_m = E_c + E_p = \frac{1}{2}mv^2 - m\frac{\mathcal{G}M_S}{r} = \frac{1}{2}m(\dot{r}^2 + r^2\dot{\theta}^2) - m\frac{\mathcal{G}M_S}{r} = \frac{1}{2}m\dot{r}^2 + E_{p_{\text{eff}}}(r),$$

avec $E_{p_{\text{eff}}}(r) = \frac{1}{2}mr^2\dot{\theta}^2 - m\frac{\mathcal{G}M_S}{r}$. Comme $\mathcal{C} = r^2\dot{\theta} = bv_0$, on a $\dot{\theta}^2 = \left(\frac{bv_0}{r^2}\right)^2$ puis :

$$E_{p_{\text{eff}}}(r) = \frac{1}{2}m\frac{b^2v_0^2}{r^2} - m\frac{\mathcal{G}M_S}{r}.$$

7. On trace l'allure de $E_{p_{\text{eff}}}(r)$ qui est la même que dans le cours (voir figure 20.4 page 701). L'énergie mécanique est positive ; la météorite est dans un état de diffusion ; sa trajectoire n'est pas bornée.

8. Sa distance au Soleil est minimale lorsque $E_m = E_{p_{\text{eff}}}(r)$ soit lorsque :

$$\frac{1}{2}mv_0^2 = \frac{1}{2}m\frac{b^2v_0^2}{r^2} - m\frac{\mathcal{G}M_S}{r} \Rightarrow r^2 + r\frac{2\mathcal{G}M_S}{v_0^2} - b^2 = 0.$$

On reconnaît un polynôme du deuxième ordre en r dont on ne retient que la racine positive :

$$r_{\min} = b \left(-\frac{\mathcal{G}M_S}{bv_0^2} + \sqrt{\left(\frac{\mathcal{G}M_S}{bv_0^2}\right)^2 + 1} \right).$$

9. Si $r_{\min}$ est inférieure au rayon du Soleil, la météorite va s'écraser sur la surface du Soleil. En pratique, si elle s'en approche de trop près, elle se brise sous l'action de la chaleur dégagée par le Soleil et/ou des forces de marée exercées par le Soleil.

Moment cinétique et solide en rotation

21

Dans le chapitre de *Cinématique du solide*, on a décrit deux grands types de mouvements des solides : les mouvements de translation et les mouvements de rotation autour d'un axe fixe. L'étude des mouvements de translation s'effectue à l'aide du principe fondamental de la dynamique. Les mouvements de rotation autour d'un axe fixe Δ sont étudiés à l'aide de la loi du moment cinétique par rapport à l'axe Δ . Les notions de moment cinétique et de moment d'une force par rapport à un axe ont déjà été définies dans le chapitre *Loi du moment cinétique pour un point matériel*. On les généralise ici au cas d'un solide ou d'un système de points.

1 Moment cinétique d'un solide ou d'un système de points

1.1 Cas d'un point matériel : notion de moment d'inertie

On considère le mouvement d'un point M dans un référentiel galiléen et un axe Δ orienté fixe. On fait coïncider l'axe (Oz) avec Δ et on repère M à l'aide de ses coordonnées cylindriques : $\vec{OM} = r\vec{u}_r + z\vec{u}_z$ et $\vec{v} = \dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta + \dot{z}\vec{u}_z$. On peut alors calculer $L_{(Oz)} = \vec{L}_O \cdot \vec{u}_z$ qui correspond à la composante selon $\vec{u}_z$ du moment cinétique de M par rapport à O :

$$\begin{aligned}\vec{L}_O &= m\vec{OM} \wedge \vec{v} = m(r\vec{u}_r + z\vec{u}_z) \wedge (\dot{r}\vec{u}_r + r\dot{\theta}\vec{u}_\theta + \dot{z}\vec{u}_z) \\ &= m\left(r^2\dot{\theta}\vec{u}_z + (\dot{r}z - r\dot{z})\vec{u}_\theta - zr\dot{\theta}\vec{u}_r\right),\end{aligned}$$

soit :

$$L_{(Oz)} = mr^2\dot{\theta}.$$

En coordonnées cylindriques d'axe (Oz) , on définit le **moment d'inertie** d'un point M de coordonnées (r, θ, z) par rapport à l'axe (Oz) :

$$J_{(Oz)}(M) = mr^2.$$

Le moment cinétique de M par rapport à (Oz) est alors égal au produit du moment d'inertie $J_{(Oz)}(M)$ par la vitesse angulaire $\dot{\theta}$:

$$L_{(Oz)} = J_{(Oz)}(M)\dot{\theta}. \quad (21.1)$$

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

1.2 Cas d'un système déformable

a) Moment cinétique par rapport à un axe orienté

On considère un système constitué de plusieurs points matériels M_i de masses m_i de moments cinétiques par rapport à l'axe orienté Δ : $L_{\Delta}(M_i)$. Le moment cinétique du système de points est obtenu par sommation des moments cinétiques de chacun des points :

$$L_{\Delta} = \sum_i L_{\Delta}(M_i).$$

Les moments cinétiques par rapport à Δ étant algébriques, il faut être rigoureux sur les signes.

b) Cas des coordonnées cylindriques

Lorsque l'axe Δ est fixe, on utilise généralement les coordonnées cylindriques d'axe (Oz) confondu avec Δ . Le moment cinétique de chaque point M_i est donné par la relation (21.1) : $L_{(Oz)}(M_i) = m_i r_i^2 \dot{\theta} = J_{(Oz)}(M_i) \dot{\theta}$ où $J_{(Oz)}(M_i) = m_i r_i^2$ est le moment d'inertie du point M_i par rapport à (Oz) et $\dot{\theta}$ sa vitesse angulaire :

$$L_{(Oz)} = \sum_i L_{(Oz)}(M_i) = \sum_i J_{(Oz)}(M_i) \dot{\theta}. \tag{21.2}$$

Exemple

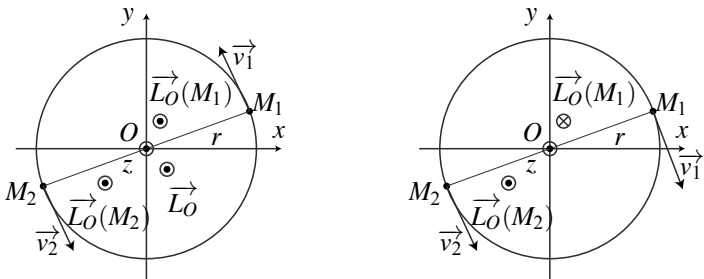


Figure 21.1 – Moment cinétique en O d'un système de deux points en révolution circulaire de centre O .

Soit deux points M_1 et M_2 de même masse m sont en rotation circulaire et uniforme de centre O et de rayon R dans le plan (Oxy) . Le moment d'inertie de chacun des points vaut alors $J_{(Oz)} = mR^2$. On envisage deux cas :

- le cas où les points M_1 et M_2 ont la même vitesse angulaire $\dot{\theta}$. Le moment cinétique par rapport à (Oz) de chacun des points vaut alors $L_{(Oz)}(M_i) = mR^2 \dot{\theta}$. Celui du système vaut donc $L_{(Oz)} = 2mR^2 \dot{\theta}$;
- le cas où ils ont des vitesses angulaires opposées et $L_{(Oz)}(M_1) = -L_{(Oz)}(M_2)$. Le moment cinétique du système par rapport à (Oz) vaut donc $L_{(Oz)} = 0$.

1.3 Cas d'un solide en rotation par rapport à un axe

On considère un solide en rotation à la vitesse angulaire $\dot{\theta}$ autour d'un axe orienté fixe dans un référentiel $\mathcal{R}$. On choisit l'axe (Oz) pour qu'il coïncide avec cet axe de rotation. On modélise le solide par un ensemble de points matériels M_i de masse m_i repérés en coordonnées cylindriques d'axe (Oz) : $M_i(r_i, \theta_i, z_i)$.

a) Moment d'inertie d'un solide

On rappelle une relation essentielle du chapitre *Cinématique du solide* : **chaque point d'un solide en rotation autour d'un axe fixe possède la même vitesse angulaire**. Le mouvement du solide est alors un cas particulier du mouvement d'un système de points dans lequel la vitesse angulaire de chacun des points du système est la même. On peut donc factoriser l'expression (21.2) par la vitesse angulaire commune $\dot{\theta}$:

$$L_{(Oz)} = \sum_i L_{(Oz)}(M_i) = \left(\sum_i J_{(Oz)}(M_i) \right) \dot{\theta} = J_{(Oz)} \dot{\theta}.$$

Le **moment d'inertie** $J_{(Oz)}$ du solide par rapport à l'axe (Oz) est défini par la somme des moments d'inertie par rapport à (Oz) de chacun des points le constituant :

$$J_{(Oz)} = \sum_i J_{(Oz)}(M_i).$$

Remarque

On peut également modéliser le solide par une répartition continue de masse. La somme discrète précédente devient alors une intégrale sur le volume du solide.

b) Moment cinétique d'un solide par rapport à un axe orienté (Oz)

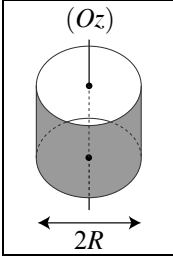
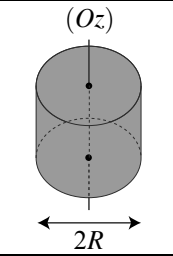
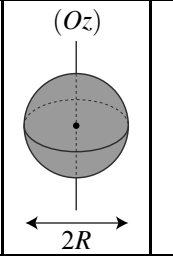
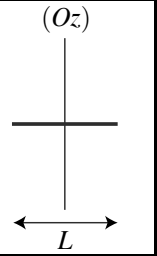
Le moment cinétique par rapport à un axe (Oz) d'un solide en rotation autour de (Oz) à la vitesse angulaire $\dot{\theta}$ est égal au produit du moment d'inertie $J_{(Oz)}$ du solide par sa vitesse angulaire :

$$L_{(Oz)} = J_{(Oz)} \dot{\theta}.$$

c) Moments d'inertie de quelques solides homogènes

Le moment d'inertie d'un solide par rapport à un axe est une caractéristique intrinsèque que l'on peut mesurer. On peut également le calculer dans certains cas simples. Pour information, on donne les moments d'inertie par rapport à l'axe (Oz) dessiné sur les figures suivantes pour des solides homogènes de masse m :

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

cylindre vide de rayon R	cylindre plein de rayon R	boule de rayon R	barre de longueur L
mR^2	$\frac{1}{2}mR^2$	$\frac{2}{5}mR^2$	$\frac{1}{12}mL^2$
			

En pratique, en notant d la distance qui sépare l'axe (Oz) du point du solide qui en est le plus éloigné, le moment d'inertie d'un solide de masse m par rapport à (Oz) vaut $J_{(Oz)} = kmd^2$. Dans cette formule, k est un facteur numérique inférieur à 1 qui ne dépend que de la forme du solide et de la manière dont la masse est répartie à l'intérieur de ce dernier.

Exemple
On peut modéliser la jante d'une roue de voiture par un cylindre creux de masse m et de rayon R . Son moment d'inertie par rapport au moyeu est donc environ égal à mR^2 .

d) Évolution du moment d'inertie en fonction de la répartition des masses

La contribution d'une masse m au moment d'inertie d'un solide par rapport à un axe (Oz) est égale à mr^2 où r est sa distance à l'axe (Oz) .

Plus une masse m est éloignée de l'axe de rotation (Oz) , plus sa contribution au moment d'inertie par rapport à (Oz) est importante.

Ceci explique pourquoi le moment d'inertie d'un cylindre plein est inférieur à celui d'un cylindre creux de même masse : une partie importante de sa masse est située à faible distance de l'axe et contribue peu à son moment d'inertie.

La mesure du moment d'inertie d'un solide permet également d'obtenir des informations sur la répartition interne des masses.

Exemple
Les mesures astronomiques du moment d'inertie de la Terre par rapport à son axe Nord-Sud montrent qu'il vaut $0,33M_T R_T^2$ où M_T et R_T sont la masse et le rayon de la Terre. Il est inférieur à celui d'une boule homogène de même masse et même rayon qui vaut $0,4M_T R_T^2$. On en déduit que la répartition des masses à l'intérieur de la Terre n'est pas homogène et que la couche profonde située près de son axe de rotation est plus dense que les couches superficielles. Cette couche profonde est le noyau. Connaissant sa taille, on peut estimer sa densité. Elle correspond à celle du fer à haute pression. C'est un des principaux arguments prouvant que le noyau est essentiellement composé de fer.

2 Loi du moment cinétique pour un solide en rotation

On s'intéresse au mouvement d'un solide en rotation autour d'un axe orienté (Oz) fixe dans un référentiel galiléen $\mathcal{R}$. Son moment d'inertie par rapport à (Oz) est noté $J_{(Oz)}$. Son mouvement est caractérisé par sa vitesse angulaire $\dot{\theta}$. Son moment cinétique par rapport à (Oz) vaut $L_{(Oz)} = J_{(Oz)} \dot{\theta}$. Il est soumis aux forces extérieures $\vec{f}_i$ de moments $\mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i)$.

2.1 Rappel sur le moment d'une force

Le moment d'une force qui s'applique sur un point matériel M s'exprime :

$$\mathcal{M}_\Delta(\vec{f}) = \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}) \cdot \vec{u}_\Delta = (\vec{OM} \wedge \vec{f}) \cdot \vec{u}_\Delta.$$

Dans ce cas, la force s'applique forcément en M .

Lorsque l'on s'occupe d'un système de points ou d'un solide, il faut bien tenir compte du point d'application de la force. Si la force s'applique en un point A du solide, son moment s'écrit :

$$\mathcal{M}_\Delta(\vec{f}) = \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}) \cdot \vec{u}_\Delta = (\vec{OA} \wedge \vec{f}) \cdot \vec{u}_\Delta.$$

On peut cependant toujours déterminer $\mathcal{M}_\Delta(\vec{f})$ à l'aide du produit « force $\times$ bras de levier ».

2.2 Loi scalaire du moment cinétique pour un solide

Dans un référentiel $\mathcal{R}$ galiléen, la dérivée temporelle du moment cinétique du solide par rapport à son axe de rotation fixe (Oz) est égale à la somme des moments des forces extérieures par rapport à ce même axe :

$$\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = \sum_i \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i). \tag{21.3}$$

Pour un solide en rotation autour de l'axe (Oz) , le moment d'inertie $J_{(Oz)}$ est constant, alors :

$$\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = \frac{d(J_{(Oz)} \dot{\theta})}{dt} = J_{(Oz)} \ddot{\theta},$$

et on peut réécrire cette relation :

$$J_{(Oz)} \ddot{\theta} = \sum_i \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i).$$

On peut noter le parallèle complet entre cette équation, que l'on peut également écrire :

$$J_{(Oz)} \ddot{\theta} = \sum_i \vec{\mathcal{M}}_O(\vec{f}_i) \cdot \vec{u}_z,$$

et le principe fondamental de la dynamique écrit pour un solide en translation rectiligne sur l'axe (Ox) :

$$m\ddot{x} = \sum_i \vec{f}_i \cdot \vec{u}_x.$$

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

L'accélération linéaire $\ddot{x}$ est remplacée par l'accélération angulaire $\ddot{\theta}$, les forces projetées sur l'axe du mouvement par les moments des forces projetés sur l'axe de rotation et la masse inerte m par le moment d'inertie $J_{(Oz)}$. Cela permet de donner une interprétation physique du moment d'inertie du solide.

Le moment d'inertie d'un solide par rapport à l'axe (Oz) est sa caractéristique intrinsèque qui mesure son aptitude à s'opposer aux variations de sa vitesse de rotation autour de cet axe.

2.3 Cas de conservation du moment cinétique

Le moment cinétique d'un solide en rotation autour d'un axe fixe est conservé si la somme des moments des forces extérieures qui lui sont appliquées est nulle.

En effet, dans ce cas, la loi du moment cinétique appliquée au solide s'écrit :

$$\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = 0 \implies L_{(Oz)} = J_{(Oz)}\dot{\theta} = \text{constante.}$$

Le moment d'inertie $J_{(Oz)}$ étant une constante, la vitesse de rotation du solide l'est également.

Cas particulier d'un solide en équilibre Un solide en rotation est à l'équilibre lorsque sa vitesse angulaire reste nulle à tout instant. On obtient donc :

$$\dot{\theta} = 0 \quad \forall t \implies L_{(Oz)} = 0 \quad \forall t \implies \frac{dL_{(Oz)}}{dt} = 0.$$

La loi du moment cinétique s'écrit alors :

$$\sum_i \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i) = 0.$$

C'est un cas particulier de la situation précédente pour laquelle non seulement la somme des moments des forces est nulle, mais la vitesse angulaire initiale également.

2.4 Couples

a) Couple de deux forces

Deux forces $\vec{f}_1$ et $\vec{f}_2$ opposées s'appliquant respectivement en A_1 et A_2 forment un couple de forces (figure 21.2). Leur résultante est nulle : $\vec{f}_1 + \vec{f}_2 = \vec{0}$.

Ces forces ont une norme identique f et s'appliquent sur des droites d'action parallèles. La distance d entre ces droites s'appelle le bras de levier du couple et le moment du couple de force par rapport à l'axe orienté (Oz) est égal au produit de la force par le bras de levier :

$$|\mathcal{M}_{(Oz)}| = fd_1 + fd_2 = fd.$$

Par abus de langage, étant donné que la somme des deux forces est nulle et que seul le moment de ces forces est non nul, on désigne souvent par couple, le moment du couple par rapport à (Oz) et on le note Γ .

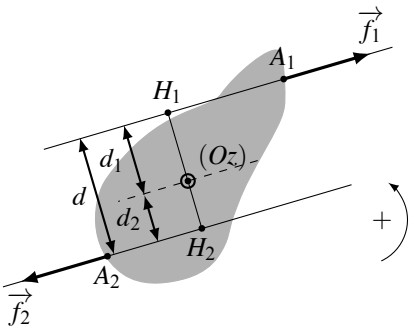


Figure 21.2 – Définition d'un couple de force.

Il faut remarquer que le moment du couple Γ ne dépend pas de la position de l'axe de rotation. Par ailleurs, il est algébrique et on peut trouver son signe en cherchant le sens dans lequel il tend à faire tourner M autour de l'axe orienté (Oz) :

- si ce sens est direct, $\Gamma > 0$;
- si ce sens est indirect, $\Gamma < 0$.

Exemple

Sur le schéma de la figure 21.2, $\Gamma = -fd$.

b) Généralisation

On peut généraliser la notion de couple à tous les cas où la somme des forces est nulle et le moment des forces par rapport à un axe (Oz) n'est pas nul, sans se préoccuper de savoir s'il a fallu deux forces pour réaliser cette situation.

Exemple

La résultante des actions mécaniques qu'un moteur exerce sur un arbre en rotation est un couple.

Remarque

En lien avec le cours de SII, un couple de force est un torseur des actions mécaniques de forme couple.

c) Couple de torsion

On considère un fil cylindrique métallique d'axe (Oz) dont la section supérieure est fixe et auquel on attache une barre AB . On applique un couple de forces $(\vec{f}_A, \vec{f}_B)$ de norme f aux extrémités A et B de la barre. Le moment par rapport à (Oz) de ce couple vaut $\Gamma_1 = f \times AB$ et conduit le fil à se tordre d'un angle α appelé **angle de torsion**. D'après la loi du moment cinétique appliquée à la barre à l'équilibre, le fil exerce sur la barre un **couple de torsion** de moment Γ tel que :

$$\Gamma + \Gamma_1 = 0 \implies \Gamma = -\Gamma_1.$$

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

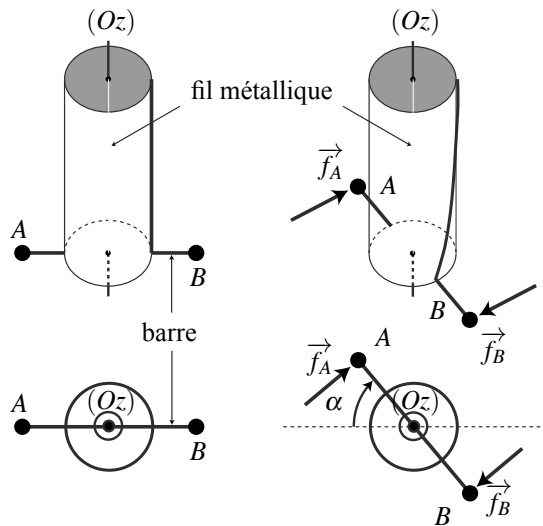


Figure 21.3 – Couple de torsion d'un fil en perspective ou en vue du haut. À gauche, le fil de torsion est au repos. À droite, il est à l'équilibre sous l'action d'un couple. La section supérieure du fil est fixe.

Dans le domaine d'élasticité du métal, le moment Γ du couple de torsion exercé par un fil métallique est proportionnel à l'angle de torsion α :

$$\Gamma = -C\alpha,$$

où C est la **constante de torsion** du fil.

La constante de torsion C s'exprime en $\text{N}\cdot\text{m}\cdot\text{rad}^{-1}$. Elle dépend du diamètre et de la longueur du fil, ainsi que de l'élasticité en torsion du matériau qui le constitue. Le couple de torsion tend à ramener le fil vers la position de torsion nulle, on parle de couple de rappel.

d) Couple moteur et couple de freinage

On considère un solide en rotation autour d'un axe orienté fixe (Oz) auquel on applique un couple de moment par rapport à (Oz) égal à Γ . La loi du moment cinétique par rapport à l'axe (Oz) appliquée au solide implique que :

$$\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = J_{(Oz)}\ddot{\theta} = \Gamma.$$

On suppose que le solide tourne dans le sens direct autour de (Oz) ce qui implique que $\dot{\theta} > 0$ et on distingue deux cas selon le signe de Γ :

- si $\Gamma > 0$, $\ddot{\theta} > 0$ et la vitesse angulaire du solide en rotation augmente. La rotation du solide est accélérée ;
- si $\Gamma < 0$, $\ddot{\theta} < 0$ et la vitesse angulaire du solide en rotation diminue. La rotation du solide est freinée.

On peut tenir le même raisonnement dans le cas où $\dot{\theta} < 0$, et au final :

- lorsque Γ est du même signe que $\dot{\theta}$, la vitesse de rotation du solide augmente en valeur absolue. Le couple est un **couple moteur** ;
- lorsque Γ est du signe opposé à $\dot{\theta}$, la vitesse de rotation du solide diminue en valeur absolue. Le couple est un **couple de freinage**.

3 Application aux dispositifs rotatifs

Un dispositif rotatif est un dispositif dans lequel un solide indéformable appelé **rotor** est en rotation autour d'un axe fixe par rapport à un solide immobile appelé **stator**. Dans cette partie, on définit la liaison pivot qui permet de restreindre le mouvement relatif entre ces deux solides à un mouvement de rotation autour d'un axe fixe. On montre également qu'**il est nécessaire que le stator impose un couple au rotor** lorsque l'on veut réaliser un moteur ou un frein.

3.1 Liaison pivot d'axe (Oz)

a) Définition

Une **liaison pivot** d'axe (Oz) restreint les possibilités de mouvement du rotor à une rotation d'axe (Oz) par rapport au stator.

Dans ce chapitre, on suppose que la liaison pivot est géométriquement idéale. Dans ce cas, elle assure un guidage parfait de la rotation autour de l'axe de liaison (Oz) et bloque toute translation le long de (Oz). La liaison pivot est alors entièrement définie par la direction et la position de l'axe (Oz) que l'on précise systématiquement.

Remarque

C'est la liaison la plus commune dans les systèmes mécaniques. Dans un simple vélo, on en compte plus d'une dizaine puisqu'elle est nécessaire pour relier au cadre les éléments suivant : roues (2), guidon (1), pédalier (1), manettes de frein (2), mâchoires de frein (2). Il y en a également pour relier les pédales au pédalier (2) et encore une bonne demi-douzaine si le vélo possède des dérailleurs.

b) Réalisation pratique d'une liaison pivot

Pour réaliser une liaison pivot d'axe (Oz), la solution technique la plus courante consiste à emboîter deux cylindres de même axe et à réaliser des butées pour empêcher les cylindres de coulisser le long de leur axe commun (figure 21.4).

Remarque

Le contact entre les deux cylindres conduit à l'existence de frottements que l'on peut réduire fortement en utilisant des roulements à billes ou à aiguilles.

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

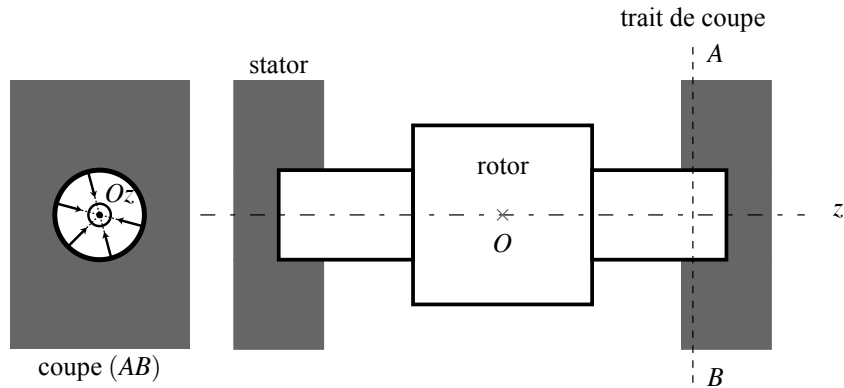


Figure 21.4 – Schéma de principe d'une liaison pivot.

c) Action de liaison et liaison pivot idéale d'axe (Oz)

L'action de liaison résulte des forces exercées par le stator sur le rotor. Elle n'est pas déterminée *a priori*. Si l'on regarde de près les forces de contact au niveau des cylindres emboîtés (coupe (AB) de la figure 21.4), on constate que ces forces sont réparties tout au long de la surface de contact. Si l'on peut négliger les frottements, elles sont normales aux surfaces de contact et coupent l'axe de rotation (Oz) . Dans ce cas, le moment par rapport à (Oz) de chacune de ces forces est nul et le moment par rapport à (Oz) de la liaison est égal à 0.

L'action de liaison d'une liaison pivot idéale d'axe (Oz) a un moment par rapport à l'axe (Oz) égal à 0 :

$$\mathcal{M}_{(Oz)}(\text{liaison}) = 0.$$



Seul le moment d'axe (Oz) de la liaison est nul. Ses autres moments et sa résultante ne le sont pas : ce sont eux qui réalisent le guidage en rotation autour de l'axe (Oz) .

Remarque

En pratique, malgré l'utilisation de roulements à bille ou à aiguille, il reste des forces de frottement qui produisent un couple résistant d'axe (Oz) .

3.2 Notions sur les moteurs et les freins dans les dispositifs rotatifs

a) Cas du moteur

Un moteur est utilisé pour entraîner une autre pièce mécanique en rotation. Il exerce un couple moteur sur cette pièce et, d'après le principe des actions réciproques, cette dernière exerce un couple de freinage sur le rotor. Pour maintenir le rotor en rotation, il est donc nécessaire de compenser ce couple de freinage par un couple moteur. C'est le stator qui est chargé de produire ce couple.

b) Cas du frein

Un frein est utilisé pour freiner le rotor. Pour cela, il est indispensable de lui appliquer un couple de freinage. C’est le rôle joué dans ce cas par le stator.

Exemple

Lors du freinage d’un vélo, le rotor est la roue du vélo et le stator son cadre. Le freinage est assuré par des patins en caoutchouc qui viennent en appui sur la jante et produisent un couple de freinage sur le rotor par frottements solides.

Au final, lorsque l’on veut appliquer un couple sur le rotor, la présence du stator est indispensable pour deux raisons :

- la première, la plus évidente, est de créer un axe de rotation fixe ;
- la deuxième est de pouvoir appliquer un couple sur le rotor.

4 Pendule pesant

4.1 Position du problème et équation du mouvement

Un **pendule pesant** est un solide de masse m de forme quelconque mobile dans le champ de pesanteur terrestre autour d’un axe horizontal fixe ne passant pas par son centre de gravité G (figure 21.5).

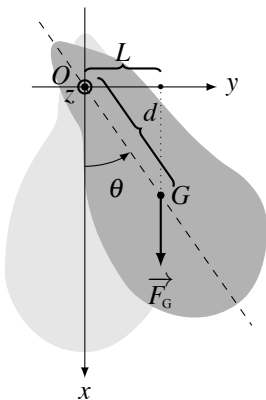


Figure 21.5 – Pendule pesant.

On note (Oz) l’axe de rotation du solide, G son centre de gravité et $J_{(Oz)}$ son moment d’inertie par rapport l’axe (Oz) . On repère la position du solide par l’angle θ que fait la droite (OG) avec la verticale descendante (Ox) . On suppose que la liaison entre le solide et le référentiel terrestre est une liaison pivot parfaite d’axe (Oz) . Le solide est soumis à :

- l’action exercée par la liaison pivot. On suppose cette liaison pivot idéale, ce qui implique que son moment par rapport à l’axe (Oz) est nul ;
- son poids vertical descendant qui s’applique au centre de gravité G . Son moment par rapport à (Oz) est égal en module au produit $mg \times L$ où $L = d \sin \theta$ est le bras de levier repré-

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

senté sur la figure 21.5. Cette force tend à ramener le pendule vers sa position d'équilibre. Le signe de son moment par rapport à (Oz) est opposé à celui de $\sin \theta$. En effet, on voit sur la figure 21.5 que $\theta > 0$, $\sin \theta > 0$, et $\mathcal{M}_{(Oz)} < 0$. Au final :

$$\mathcal{M}_{(Oz)} = -mgd \sin \theta.$$

On applique au solide la loi du moment cinétique par rapport à l'axe orienté (Oz) fixe dans le référentiel terrestre $\mathcal{R}$ supposé galiléen :

$$\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = -mgd \sin \theta. \quad (21.4)$$

Le moment cinétique de la barre vaut $L_{(Oz)} = J_{(Oz)} \dot{\theta}$ donc $\frac{dL_{(Oz)}}{dt} = J_{(Oz)} \ddot{\theta}$. On injecte cette relation dans l'équation (21.4) pour obtenir :

$$J_{(Oz)} \ddot{\theta} = -mgd \sin \theta \quad \Longleftrightarrow \quad \ddot{\theta} + \frac{mgd}{J_{(Oz)}} \sin \theta = 0. \quad (21.5)$$

Cette équation est du type $\ddot{\theta} + \omega_0^2 \sin \theta = 0$ avec $\omega_0 = \sqrt{\frac{mgd}{J_{(Oz)}}}$. Il s'agit de la même équation que celle que l'on a obtenue lors de l'étude du pendule simple.

Les positions d'équilibre $\theta_{\text{eq}1} = 0$ et $\theta_{\text{eq}2} = \pi$ permettent au moment du poids par rapport à (Oz) d'être égal à 0. Dans ces positions, la somme des moments des forces qui s'appliquent au pendule est nulle. Dans ce cas, le centre de gravité est sur une droite verticale partant du point d'attache O . En pratique, seule la position $\theta_{\text{eq}1} = 0$ est réalisable car c'est la seule qui est stable.

Remarque

On met en évidence une méthode qui permet de repérer expérimentalement la position du centre de gravité d'un solide. Si l'on utilise un autre point d'attache, on trouve une autre droite verticale. Le centre de gravité est alors à l'intersection des deux droites et on peut déterminer la distance d .

4.2 Oscillations de faible amplitude

Lorsque les oscillations sont de faible amplitude au voisinage de la position d'équilibre $\theta_{\text{eq}} = 0$, $\sin \theta \simeq \theta$ et l'équation (21.5) peut être linéarisée :

$$\ddot{\theta} + \omega_0^2 \theta = 0 \quad \text{où} \quad \omega_0 = \sqrt{\frac{mgd}{J_{(Oz)}}}.$$

On reconnaît une équation d'oscillateur harmonique dont les solutions sont des sinusoides de pulsation ω_0 :

$$\theta(t) = \theta_m \cos(\omega_0 t + \varphi_0).$$

θ_m et φ_0 sont des constantes d'intégration que l'on détermine à partir des conditions initiales. Étant donné que le solide oscille autour d'une position d'équilibre stable, il est normal de trouver des oscillations harmoniques pour les petites oscillations autour de cette position. Ces oscillations présentent la propriété remarquable d'avoir une période indépendante de

l'amplitude (isochronisme des petites oscillations). La mesure de cette période permet de déterminer la valeur de $J_{(Oz)}$, connaissant la position du centre de gravité, la masse du solide et la valeur de l'accélération de pesanteur.

4.3 Intégrale première du mouvement et étude qualitative

a) Obtention d'une intégrale première du mouvement

On peut établir une intégrale première du mouvement à partir de l'équation (21.5). Pour cela, on la multiplie par $\dot{\theta}$:

$$J_{(Oz)} \ddot{\theta} \dot{\theta} + mgd \sin \theta \dot{\theta} = J_{(Oz)} \frac{d}{dt} \left(\frac{\dot{\theta}^2}{2} \right) - mgd \frac{d}{dt} (\cos \theta) = 0,$$

puis on l'intègre par rapport au temps :

$$\frac{1}{2} J_{(Oz)} \dot{\theta}^2 - mgd \cos \theta = \text{constante} = E_m.$$

La quantité $\frac{1}{2} J_{(Oz)} \dot{\theta}^2 - mgd \cos \theta = E_m$ est une intégrale première du mouvement homogène à une énergie. En effet, $J_{(Oz)}$ se mesure en $\text{kg} \cdot \text{m}^2$ et $\dot{\theta}$ est homogène à l'inverse d'un temps donc $J_{(Oz)} \dot{\theta}^2$ se mesure en $\text{kg} \cdot \text{m}^2 \cdot \text{s}^{-2} = \text{J}$.

Le terme $\frac{1}{2} J_{(Oz)} \dot{\theta}^2$ correspond à l'énergie cinétique de la barre en rotation autour de l'axe (Oz) . Le terme $-mgd \cos \theta$ est l'énergie potentielle de pesanteur du solide car $-d \cos \theta$ est l'altitude du centre de gravité G comptée à partir de O (voir figure 21.5). E_m est donc l'énergie mécanique du solide. C'est une constante qui dépend des conditions initiales du mouvement car le mouvement est conservatif en l'absence de frottements.

b) Étude qualitative du mouvement

Pour réaliser une étude qualitative du mouvement, on utilise la démarche décrite dans le chapitre *Mouvement dans un puits de potentiel* et on l'adapte au cas d'une variable angulaire.

On trace l'énergie potentielle sans dimension $E_p^* = \frac{E_p}{mgd} = -\cos \theta$ en fonction de θ . E_p^* est obtenue à partir de l'énergie potentielle $E_p = -mgd \cos \theta$ en prenant l'énergie caractéristique $E_0 = mgd$ comme échelle d'énergie.

L'énergie potentielle est minimale lorsque θ est égal à 0 modulo 2π pour lesquels le centre de gravité G du pendule pesant est situé en dessous de O et à sa verticale. Ces minima correspondent à la position d'équilibre stable du pendule pesant. L'énergie potentielle est maximale lorsque θ est un multiple impair de π . Ces maxima correspondent à la position d'équilibre instable du pendule pour laquelle G est à la verticale de O et au dessus.

On trace la droite horizontale d'ordonnée $E_m^* = \frac{E_m}{mgd}$ qui doit être supérieure à E_p^* et doit donc se situer au dessus de la zone grisée.

Deux cas se présentent alors (voir figure 21.6) :

- si $-1 < E_m^* = E_{m1}^* < 1$, le pendule pesant est dans un état lié. Il n'a pas l'énergie mécanique suffisante pour sortir du puits de potentiel et on observe un mouvement pendulaire dont on

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

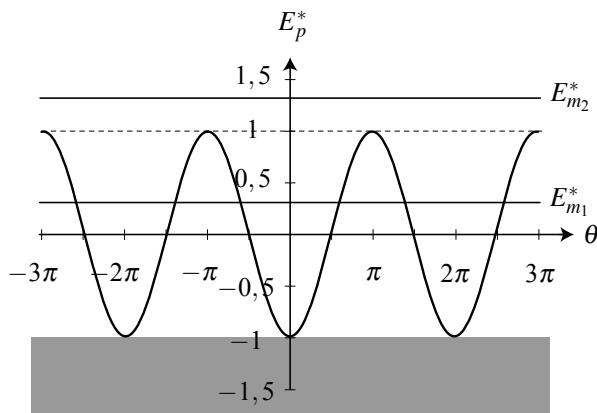


Figure 21.6 – Énergie potentielle d’un pendule pesant. En pointillé, l’énergie mécanique minimale nécessaire pour obtenir un mouvement de révolution.

- peut déterminer l’amplitude graphiquement ;
- si $E_m^* = E_{m_2}^* > 1$, le pendule pesant est dans un état de diffusion. Il a une énergie suffisante pour sortir du puits de potentiel et on observe des mouvements révolutifs.

4.4 Portrait de phase

On peut utiliser l’intégrale première du mouvement pour expliciter la vitesse angulaire $\dot{\theta}$ en fonction de l’angle θ et de l’énergie mécanique E_m . On trouve :

$$\frac{\dot{\theta}}{\omega_0} = \pm \sqrt{2 \left(\frac{E_m}{mgd} + \cos \theta \right)}.$$

On trace $\frac{\dot{\theta}}{\omega_0}$ en fonction de θ pour différentes valeurs de $\frac{E_m}{mgd}$ pour obtenir le portrait de phase du pendule pesant dans le plan sans dimension $\left(\theta, \frac{\dot{\theta}}{\omega_0} \right)$ (voir figure 21.7). L’énergie cinétique étant positive, l’énergie mécanique ne peut jamais devenir inférieure au minimum d’énergie potentielle, à savoir $-mgd$. Cela implique que $\frac{E_m}{mgd} > -1$.

Les mouvements de faible amplitude sont pendulaires : le pendule réalise un mouvement de va et vient entre deux positions extrêmes $\pm \theta_m$. En ces positions extrêmes, l’énergie cinétique s’annule ce qui implique que :

$$E_p(\pm \theta_m) = E_m \quad \text{où} \quad \theta_m \in [0, \pi[.$$

L’angle θ oscille périodiquement dans l’intervalle $]-\theta_m, \theta_m[$. Le portrait de phase est similaire à celui d’un point matériel dans un puits de potentiel quelconque :

- lorsque l’amplitude est faible, les trajectoires de phase sont elliptiques (et même circulaires avec des échelles des abscisses et des ordonnées adaptées), ce qui est la signature des oscillateurs harmoniques ;

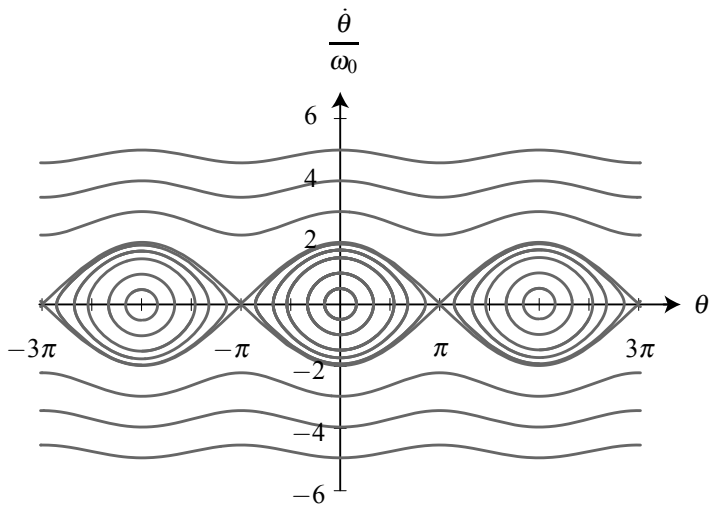


Figure 21.7 – Portrait de phase d'un pendule pesant.

- lorsque l'amplitude devient importante, la trajectoire de phase se déforme mais reste fermée.

Pour des énergies plus importantes, le mouvement est révolutif : le pendule effectue une succession de tours complets, toujours décrits dans le même sens. L'angle θ n'est plus borné (si l'on néglige les frottements) et varie de 2π à chaque tour. La vitesse est maximale lorsque le centre de gravité du pendule atteint son point le plus bas et minimale à son point le plus haut.

La transition entre ces deux types de mouvements a lieu lorsque l'énergie mécanique devient supérieure à l'énergie potentielle maximale, ce qui permet au pendule de s'échapper du puits de potentiel et d'être dans un état de diffusion. On en déduit que :

$$E_{m,transition} = mgd.$$

4.5 Résolution numérique

On peut également résoudre numériquement l'équation (21.5) et trouver l'évolution temporelle de l'angle θ . Pour cela, il faut choisir une position et une vitesse angulaire initiale à procurer au pendule. La figure 21.8 représente les solutions de l'équation (21.5) pour les conditions initiales $\theta(0) = 0$ et $\dot{\theta}(0) = \dot{\theta}_0$, où la vitesse angulaire initiale $\dot{\theta}_0$ est un paramètre ajustable. Sur cette figure, $\frac{\dot{\theta}_0}{\omega_0}$ prend les valeurs : 0, 1 ; 0, 5 ; 1, 0 ; 1, 5 ; 1, 75 ; 1, 9 ; 1, 99 ; 2, 0 et 2, 01.

Le mouvement révolutif correspond à une fonction $\theta(t)$ monotone croissante (en trait continu gris obtenue pour $\dot{\theta}_0 = 2,01\omega_0$), tandis que les mouvements pendulaires correspondent à des fonctions $\theta(t)$ périodiques (en trait continu noir obtenues pour $\dot{\theta}_0$ compris entre $0,1\omega_0$ et $1,99\omega_0$). La courbe obtenue pour $\dot{\theta}_0 = 2,0\omega_0$ est la courbe en pointillés qui fait la transition entre ces deux comportements très différents. Les mouvements pendulaires ayant lieu dans

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

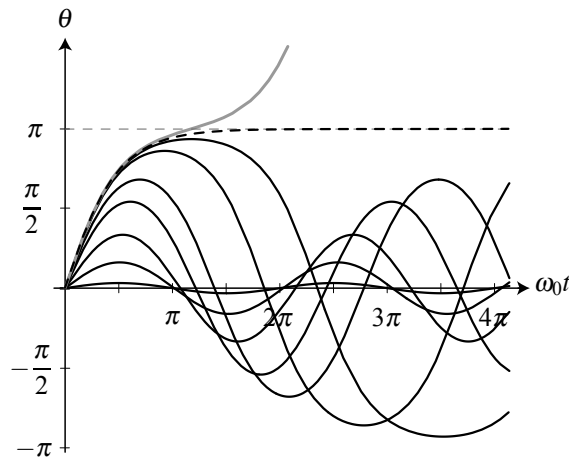


Figure 21.8 – Évolution temporelle de l’angle θ : en trait continu noir, les mouvements sont pendulaires ; en trait continu gris, il est révolutif. Les pointillés correspondent à la transition entre ces deux régimes.

un puits de potentiel qui n’est pas harmonique, seules les oscillations de faible amplitude sont sinusoïdales et isochrones.

5 Énergie d’un solide en rotation autour d’un axe fixe

On reprend les mêmes notations que dans le paragraphe 2 : on considère un solide en rotation autour d’un axe orienté fixe noté (Oz) à la vitesse angulaire $\dot{\theta}$ par rapport à un référentiel $\mathcal{R}$ galiléen. Dans ce paragraphe, on établit l’expression de l’énergie cinétique du solide et la loi de l’énergie cinétique pour un solide en rotation.

5.1 Énergie cinétique d’un solide en rotation

On modélise le solide par un ensemble de points matériels M_i de masse m_i repérés en coordonnées cylindriques d’axe (Oz) : $M_i(r_i, \theta_i, z_i)$. On a vu au paragraphe 1.3 que le moment d’inertie du solide par rapport à (Oz) vaut alors $J_{(Oz)} = \sum_i m_i r_i^2$. Par ailleurs, on a vu dans

le chapitre *Cinématique du solide* qu’un point M_i quelconque du solide est en mouvement circulaire de rayon r_i à la vitesse angulaire commune $\dot{\theta}$. Sa vitesse est donc $\vec{v}_i = r_i \dot{\theta} \vec{u}_{\theta_i}$ et son énergie cinétique $E_c(M_i) = \frac{1}{2} m_i v_i^2 = \frac{1}{2} m_i r_i^2 \dot{\theta}^2$.

L’énergie cinétique du solide est obtenue par sommation de l’énergie cinétique de chacun des points qui le constituent :

$$E_c = \sum_i E_c(M_i) = \sum_i \frac{1}{2} m_i r_i^2 \dot{\theta}^2 = \frac{1}{2} \left(\sum_i m_i r_i^2 \right) \dot{\theta}^2,$$

où on reconnaît l’expression du moment d’inertie du solide : $J_{(Oz)} = \sum_i m_i r_i^2$.

Un solide de moment d'inertie $J_{(Oz)}$ en rotation autour d'un axe fixe (Oz) à la vitesse angulaire $\dot{\theta}$ possède l'énergie cinétique :

$$E_c = \frac{1}{2} J_{(Oz)} \dot{\theta}^2.$$

C'est l'énergie cinétique que l'on a trouvée au paragraphe 4 lors de la détermination de l'intégrale première du mouvement. Il s'agissait alors d'un cas particulier de la loi de l'énergie cinétique pour un solide en rotation que l'on va établir dans le paragraphe suivant.

Remarque

On peut mémoriser l'expression de l'énergie cinétique d'un solide en rotation autour de l'axe (Oz) à partir de celle, bien connue, d'un solide en translation rectiligne sur l'axe (Ox) : $E_c = \frac{1}{2} m \dot{x}^2$. Il suffit de remplacer la masse par le moment d'inertie et la vitesse linéaire par la vitesse angulaire.

5.2 Puissance d'une force appliquée à un solide en rotation

On considère une force $\vec{f}_i$ qui s'applique au point M_i d'un solide en rotation autour de l'axe (Oz) à la vitesse angulaire $\dot{\theta}$. La puissance de la force $\vec{f}_i$ est égale au produit scalaire de la force $\vec{f}_i$ par la vitesse $\vec{v}_{M_i} = r_i \dot{\theta} \vec{u}_{\theta_i}$ du point M_i sur laquelle elle s'applique d'où :

$$\mathcal{P}(\vec{f}_i) = \vec{f}_i \cdot \vec{v}_{M_i} = \vec{f}_i \cdot r_i \dot{\theta} \vec{u}_{\theta_i} = f_{i\theta} r_i \dot{\theta} = \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i) \dot{\theta}.$$

En effet, d'après l'équation 19.2, $r_i f_{i\theta} = \mathcal{M}_{(Oz)}$.

La puissance de la force $\vec{f}_i$ appliquée en un point M_i d'un solide en rotation autour d'un axe fixe (Oz) , est égale au produit du moment de cette force par rapport à (Oz) par la vitesse angulaire de rotation du solide autour de cet axe :

$$\mathcal{P}(\vec{f}_i) = \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i) \dot{\theta}.$$

5.3 Loi de l'énergie cinétique pour un solide indéformable

Dans le référentiel $\mathcal{R}$ galiléen, la dérivée temporelle de l'énergie cinétique d'un solide indéformable en rotation autour d'un axe fixe, est égale à la puissance de l'ensemble des forces extérieures $\vec{f}_i$ qu'on lui applique :

$$\frac{dE_c}{dt} = \sum_i \mathcal{P}(\vec{f}_i).$$

Pour établir cette loi, on dérive l'expression de l'énergie cinétique et on trouve :

$$\frac{dE_c}{dt} = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} J_{(Oz)} \dot{\theta}^2 \right) = J_{(Oz)} \ddot{\theta} \dot{\theta}. \quad (21.6)$$

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

Or, la loi du moment cinétique pour un solide en rotation autour de l'axe (Oz) fixe implique :

$J_{(Oz)} \ddot{\theta} = \sum_i \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i)$ où $\mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i)$ est le moment par rapport à (Oz) de la force extérieure $\vec{f}_i$ appliquée au solide. En insérant cette relation dans l'équation (21.6), on obtient :

$$\frac{dE_c}{dt} = \sum_i \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i) \dot{\theta} = \sum_i \mathcal{P}(\vec{f}_i),$$

où $\mathcal{P}(\vec{f}_i) = \mathcal{M}_{(Oz)}(\vec{f}_i) \dot{\theta}$ est la puissance de la force $\vec{f}_i$.

La démonstration de la loi de l'énergie cinétique montre qu'elle est équivalente à la loi du moment cinétique autour d'un axe fixe.

Pour étudier un solide en rotation autour d'un axe fixe, les lois de l'énergie cinétique ou du moment cinétique sont équivalentes et donnent des équations identiques.

Par ailleurs, la définition de la puissance confirme la cohérence des notions de couples moteurs et de freinage vues au paragraphe 2.4. En effet, on retrouve que :

- lorsque $\mathcal{M}_{(Oz)}$ est du même signe que $\dot{\theta}$, la puissance de la force est positive et le couple est moteur ;
- lorsque $\mathcal{M}_{(Oz)}$ est du signe opposé à $\dot{\theta}$, la puissance de la force est négative et le couple est résistant.

Remarque

On peut mémoriser l'expression de la puissance d'une force $\vec{f}$ s'exerçant sur un solide en rotation autour de l'axe (Oz) à partir de celle, bien connue, qui s'applique sur un solide en translation rectiligne sur l'axe (Ox) :

$$\mathcal{P} = f_x \dot{x}.$$

Il suffit de remplacer la projection f_x de la force sur l'axe du mouvement (Ox) par la projection $\mathcal{M}_{(Oz)}$ du moment sur l'axe de rotation (Oz) et la vitesse linéaire $\dot{x}$ par la vitesse angulaire $\dot{\theta}$ pour obtenir :

$$\mathcal{P} = \mathcal{M}_{(Oz)} \dot{\theta}.$$

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- moment cinétique d'un système discret de points par rapport à un axe
- moment d'inertie et lien qualitatif avec la répartition des masses
- moment cinétique d'un solide par rapport à un axe orienté
- notion de bras de levier
- définition d'un couple
- définition d'une liaison pivot
- loi scalaire du moment cinétique pour un solide en rotation autour d'un axe fixe
- pendule pesant
- énergie cinétique d'un solide en rotation
- le travail des forces intérieures est toujours nul pour un solide mais pas nécessairement pour un système déformable

SAVOIR-FAIRE

- maîtriser le caractère algébrique du moment cinétique scalaire
- utiliser le bras de levier pour calculer le moment d'une force
- justifier le moment que peut fournir une liaison pivot
- reconnaître les cas de conservation du moment cinétique
- étudier le mouvement d'un pendule de torsion
- étudier le mouvement d'un pendule pesant ; lire et interpréter son portrait de phase
- établir l'équivalence entre la loi de l'énergie cinétique et la loi scalaire du moment cinétique pour un solide en rotation autour d'un axe fixe

MOTS-CLÉS

- solide en rotation
- moment d'une force
- pendule pesant
- moment cinétique
- moment d'inertie

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

S'ENTRAÎNER

21.1 Ordres de grandeur des moments cinétiques (★)

1. Le moment d'inertie de la Terre en rotation uniforme autour de l'axe passant par ses pôles vaut $J = 0,33 M_T R_T^2$ avec $M_T = 6,0 \cdot 10^{24}$ kg et $R_T = 6,4 \cdot 10^3$ km. Calculer le moment d'inertie de la Terre et son moment cinétique par rapport à l'axe de ses pôles.
2. Un tambour de machine à laver de rayon $R = 25$ cm et de masse $m = 5$ kg tourne à la vitesse angulaire de $1000 \text{ tr} \cdot \text{min}^{-1}$. Calculer son moment cinétique par rapport à son axe de rotation sachant que son moment d'inertie par rapport à cet axe vaut $J = mR^2$.

21.2 Étude d'une poulie (★)

Une masse $m = 5,0$ kg est suspendue à l'extrémité d'une corde enroulée sur une poulie de masse $m_p = 1,0$ kg et de rayon $R = 10$ cm en liaison pivot idéale autour de son axe avec un support fixe (figure 21.9). On prendra $g = 10 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$. Le moment d'inertie de la poulie par rapport à son axe vaut $I = \frac{1}{2} m_p R^2$.

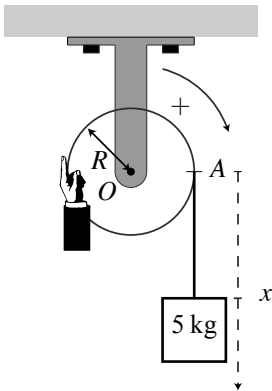


Figure 21.9

A - Aspect cinématique : On suppose que la poulie est en rotation uniforme autour de son axe fixe (Oz) à la vitesse angulaire $\dot{\theta}$.

1. Quelle est la vitesse de la masse m ?

B - Aspect statique : Cette même poulie est retenue par un opérateur.

2. Quelle force l'opérateur doit-il exercer sur la poulie pour l'empêcher de tourner ?

C - Aspect dynamique : Avec le même dispositif, l'opérateur lâche la poulie.

3. Déterminer l'accélération angulaire du cylindre, l'accélération linéaire de la masse m et la tension de la corde.

21.3 Chute d'un arbre (★★)

On assimile un arbre à une tige longue et homogène de longueur L et de masse m . On le scie à sa base et l'arbre bascule en tournant autour de son point d'appui au sol. On suppose que le point d'appui reste fixe et ne glisse pas et on repère la position de l'arbre par l'angle θ qu'il fait avec la verticale. À $t = 0$, l'arbre fait un angle $\theta_0 = 5^\circ$ avec la verticale et est immobile.

On donne le moment d'inertie par rapport à son extrémité : $I = \frac{1}{3} mL^2$.

1. Établir l'équation du mouvement de chute de l'arbre.
2. Montrer que, lorsque l'arbre fait un angle θ avec la verticale, sa vitesse angulaire vaut :

$$\dot{\theta} = \sqrt{\frac{3g}{L} (\cos \theta_0 - \cos \theta)}.$$

3. Montrer que cette relation peut-être réécrite : $\sqrt{\frac{3g}{L}} dt = \frac{d\theta}{\sqrt{\cos \theta_0 - \cos \theta}}$.

4. Déterminer le temps de chute d'un arbre de 30 m. On prendra $g = 10 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$. On donne pour $\theta_0 = 5^\circ$: $\int_{\theta_0}^{\frac{\pi}{2}} \frac{d\theta}{\sqrt{\cos \theta_0 - \cos \theta}} = 5,1$.

21.4 Démarrage d'une machine électrique (★★)

Une machine est entraînée par un moteur électrique de fréquence nominale $1500 \text{ tr}\cdot\text{min}^{-1}$. Celui-ci exerce un couple moteur constant de $40 \text{ N}\cdot\text{m}$. Le moment d'inertie de l'ensemble de la chaîne cinématique rapporté à l'axe du rotor est de $12,5 \text{ kg}\cdot\text{m}^2$. Le couple résistant dû aux frottements est supposé constant et égal à $4 \text{ N}\cdot\text{m}$.

1. Calculer l'accélération du moteur pendant le démarrage.

2. Calculer le temps mis pour atteindre la fréquence nominale.

On tient maintenant compte d'une force de frottement visqueuse qui exerce un couple proportionnel à la vitesse angulaire de rotation du type : $\Gamma = -\alpha \dot{\theta}$.

3. Déterminer l'équation différentielle du mouvement.

4. Estimer la valeur de α permettant d'obtenir une vitesse angulaire limite de $1500 \text{ tr}\cdot\text{min}^{-1}$.

5. Déterminer l'évolution temporelle de la vitesse angulaire $\dot{\theta}$ ainsi que le temps mis pour atteindre 99 % de la vitesse angulaire limite.

APPROFONDIR

21.5 Le swing de golf (extrait de Centrale PC 2012) (★★★)

L'objectif du golf est de parvenir, en un nombre de coups le plus faible possible, à envoyer la balle dans chacun des 18 trous du parcours en la frappant à l'aide d'un instrument appelé « club ». Le geste effectué par le joueur avec le club pour frapper la balle est appelé « swing ». On étudie dans cette partie les caractéristiques mécaniques du club de golf.

On notera $\dot{X}$ et $\ddot{X}$ les dérivées temporelles première et seconde d'une fonction $X(t)$ quelconque.

Un club de golf est schématiquement composé de deux parties rigidement liées entre elles : le manche et la tête de club. Le joueur tient le club avec ses mains par l'extrémité A du manche, et la tête de club est fixée à l'autre extrémité B et entre en contact avec la balle lors de l'impact (voir figure 21.10). Attention, dans tout l'énoncé, le mot « club » représentera l'ensemble {manche et tête de club}.

Le manche est une tige rectiligne sans épaisseur de longueur $AB = L_c$ et le club possède un centre de masse G_c qu'on considérera situé sur le manche, avec $AG_c = h_c$, une masse totale m_c et un moment d'inertie total J_c par rapport à un axe perpendiculaire au club passant par A. Il faut bien noter que la tête de club est prise en compte dans G_c , m_c et J_c .

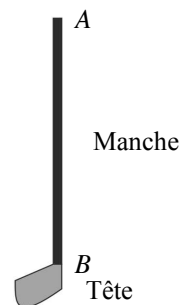


Figure 21.10

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

On cherche à déterminer expérimentalement $AG_c = h_c$ et J_c .

1. Expliquer brièvement, en s'appuyant sur un ou deux schéma(s) simple(s) et clair(s), pourquoi, en tendant son index à l'horizontale et en s'arrangeant pour poser le club en équilibre dessus à l'horizontale, on détermine la position de G_c .

2. Afin de mesurer J_c , on réalise à l'aide du club un pendule pesant, en suspendant l'extrémité supérieure du manche (point A) à un axe horizontal (Az) fixe, par une liaison pivot sans frottement. On repère l'écart du club avec la verticale par l'angle φ (voir figure 21.11).

a. À l'aide du théorème du moment cinétique et en négligeant les frottements de l'air, établir l'équation différentielle du mouvement.

b. On mesure la période des petites oscillations : $T_0 = 2,3$ s. Exprimer J_c en fonction de m_c , g , h_c et T_0 . Application numérique avec $m_c = 0,32$ kg, $g = 9,8 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$ et $h_c = 80$ cm (données typiques pour un club de type « driver », utilisé pour frapper les coups les plus longs).

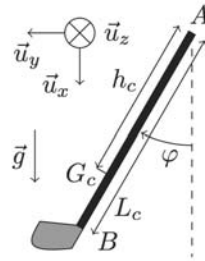


Figure 21.11

21.6 Modélisation d'un ascenseur et dimensionnement d'un réducteur (★★)

On considère un moteur électrique utilisé pour faire monter un ascenseur. On s'intéresse au régime permanent pendant lequel l'ascenseur monte à la vitesse constante $v = 1 \text{ m}\cdot\text{s}^{-1}$. La masse de l'ascenseur est $m = 500$ kg.

Un réducteur est placé entre l'arbre du moteur et la poulie permettant d'enrouler le câble tracteur de l'ascenseur. On le modélise par deux disques roulant sans glissement l'un sur l'autre. Le premier disque, solidaire de l'arbre du moteur est de rayon R_m . Le deuxième, qui constitue la poulie sur laquelle s'enroule le câble, est de rayon R_p . La condition de roulement sans glissement impose la relation suivante entre la vitesse angulaire ω_m du moteur et la vitesse angulaire ω_p de la poulie : $R_p \omega_p = R_m \omega_m$.

On suppose que le réducteur ne dissipe pas d'énergie de sorte que l'intégralité de l'énergie fournie par le moteur est disponible pour faire monter l'ascenseur.

On note P la puissance fournie par le moteur et $g = 10 \text{ m}\cdot\text{s}^{-2}$ l'accélération de la pesanteur.

La poulie a un diamètre $2R_p = 1,0$ m. On cherche à dimensionner le réducteur donc à déterminer le rayon R_m du disque solidaire de l'arbre moteur.

1. Déterminer la puissance P nécessaire à l'ascension de l'ascenseur à la vitesse v .
2. Déterminer le couple Γ_p exercé par l'ascenseur sur la poulie et la vitesse de rotation ω_p de la poulie de rayon R_p .
3. Sachant que le couple fournit par le moteur de l'ascenseur est constant est égal à $\Gamma_m = 30 \text{ N}\cdot\text{m}$, déterminer la vitesse de rotation ω_m à laquelle doit tourner l'arbre du moteur.
4. En déduire le rayon R_m du disque solidaire du moteur.
5. Quel est l'intérêt d'utiliser un réducteur ?

21.7 Action mécanique d'une liaison pivot (★★★)

On considère un pendule pesant constitué d'un barreau fin et homogène de longueur L et de masse M , relié à un bâtif fixe par une liaison pivot d'axe (Oz) . On donne son moment d'inertie par rapport à (Oz) :

$$J_{(Oz)} = \frac{ML^2}{3}.$$

On note θ l'angle que fait le barreau avec la verticale descendante et on lâche le barreau sans vitesse initiale d'une position repérée par l'angle $\theta_0 \simeq \pi$.

1. Représenter le dispositif.
2. Déterminer l'équation du mouvement.
3. En déduire une intégrale première du mouvement.
4. Rappeler les vecteurs position, vitesse et accélération du centre de gravité du barreau dans une base adaptée au problème. En déduire l'expression de l'accélération en fonction de θ , L , m et g .
5. En déduire la force exercée par le bâtif sur le barreau au niveau de la liaison pivot.
6. Conclure quant à l'action mécanique de la liaison pivot.

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

CORRIGÉS

21.1 Ordres de grandeur des moments cinétiques

1. Le moment d'inertie de la Terre par rapport à l'axe des pôles vaut $J = 0,33M_T R_T^2 = 8,1 \cdot 10^{37} \text{ kg} \cdot \text{m}^2$. Son moment cinétique vaut $L = J\dot{\theta}$ avec $\dot{\theta} = \frac{2\pi \text{rad}}{1 \text{ jour}} = 7,3 \cdot 10^{-5} \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$.

Numériquement, on trouve : $L \simeq 6 \cdot 10^{33} \text{ J} \cdot \text{s}$.

2. $L = J\dot{\theta}$ avec $J = mR^2 = 3,1 \cdot 10^{-1} \text{ kg} \cdot \text{m}^2$ et $\dot{\theta} = \frac{1000 \times 2 \times 3,14}{60} = 105 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-1}$ d'où $L = 33 \text{ J} \cdot \text{s}$.

21.2 Étude d'une poulie

1. Lorsque la poulie tourne d'un angle θ , on déroule une longueur de fil $\ell = R\theta$. Avec le choix des orientations de l'angle θ et de l'axe (Ax) , on a donc $\dot{x} = R\dot{\theta}$.

2. On étudie le mouvement de la poulie dans le référentiel terrestre galiléen. Cette poulie est soumise à l'action de la liaison pivot d'axe (Oz) , à la force exercée par l'opérateur, à la traction exercée par le fil et à son poids. La poulie est à l'équilibre lorsque la somme des moments de toutes ces forces par rapport à l'axe de rotation (Oz) est nulle.

Le moment de l'action de la liaison pivot idéale est nul, celui du poids de la poulie également ; reste celui des autres forces. Si l'on suppose le fil sans masse, il transmet intégralement le poids $m\vec{g}$ et l'applique en A avec un bras de levier R . L'opérateur exerce une force $\vec{F}$ verticale au point B diamétralement opposé à A avec un bras de levier R également. On trouve alors $FR = mgR$ soit $F = mg = 50 \text{ N}$.

3. Une relation cinématique relie ces deux mouvements puisque la masse est attachée à un fil qui s'enroule autour de la poulie. D'après la question 1, on a :

$$R\dot{\theta} = \dot{x}.$$

On applique le principe fondamental de la dynamique à la masse m soumise à son poids $m\vec{g}$ et à la tension du fil sur la masse : $\vec{T}_1 = -T_1\vec{u}_x$. En projection sur la verticale on obtient :

$$m\ddot{x} = mg - T_1.$$

On applique la loi du moment cinétique à la poulie en rotation autour d'un axe fixe soumis à la tension du fil qui s'applique au point I : $\vec{T}_2 = T_2\vec{u}_x$ dont le moment par rapport à l'axe de rotation vaut RT_2 :

$$I\ddot{\theta} = RT_2.$$

Si l'on suppose le fil sans masse, il transmet intégralement la tension et $T_1 = T_2 = T$. En combinant ces équations et en utilisant l'expression de I fournie dans l'énoncé, on trouve :

$$\ddot{\theta} = \frac{g}{R} \frac{1}{1 + 0,5 \frac{m_p}{m}} = 91 \text{ rad} \cdot \text{s}^{-2} \quad ; \quad \ddot{x} = g \frac{1}{1 + 0,5 \frac{m_p}{m}} = 9,1 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}.$$

et

$$T = mg - m\ddot{x} = mg \left(\frac{0,5 \frac{m_p}{m}}{1 + 0,5 \frac{m_p}{m}} \right) = 4,5 \text{ N}$$

Le mouvement de la masse m est uniformément accéléré avec une accélération inférieure à g , qui tend vers g si la poulie est de masse négligeable et vers 0 si la poulie est très massive comparativement à m .

21.3 Chute d'un arbre

On étudie le mouvement de la tige en rotation autour de son point d'appui considéré comme un point fixe. La chute se fait dans un plan vertical (xOy) et on repère la position de l'arbre par l'angle θ qu'il fait avec la verticale (figure 21.12). L'arbre est soumis à son poids $\vec{P} = m \vec{g}$ qui s'applique en son centre de gravité situé au milieu de la tige et à la réaction du sol qui s'applique au point d'appui.

1. On applique le théorème du moment cinétique à l'arbre considéré comme un solide en rotation autour d'un axe fixe (Oz) dans le référentiel terrestre galiléen :

$$\frac{dJ_{(Oz)}}{dt} = \mathcal{M}_{(Oz)}(\text{forces}).$$

Le moment par rapport à (Oz) de la réaction du sol est nul car cette force s'applique sur l'axe de rotation. Le moment du poids est égal au produit de mg par le bras de levier $b = \frac{L}{2} \sin \theta$. Son signe est positif car le poids tend à faire tourner l'arbre dans le sens positif par rapport à l'axe de rotation. Le moment cinétique vaut $J_{(Oz)} = I\dot{\theta} = \frac{1}{3}mL^2\dot{\theta}$.

On en déduit :

$$\frac{1}{3}mL^2\ddot{\theta} = mg\frac{L}{2}\sin \theta.$$

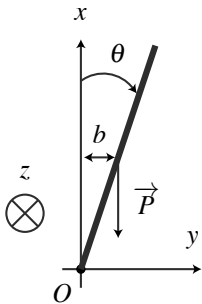


Figure 21.12

2. On cherche une intégrale première de cette équation en la multipliant par $\dot{\theta}$ et en intégrant une fois :

$$\frac{1}{3}mL^2\ddot{\theta}\dot{\theta} = mg\frac{L}{2}\sin(\theta)\dot{\theta} \Rightarrow \frac{1}{3}mL^2\frac{\dot{\theta}^2}{2} = mg\frac{L}{2}(\cos(\theta_0) - \cos(\theta))$$

en considérant les conditions initiales $\theta(0) = \theta_0$ et $\dot{\theta}(0) = 0$. Étant donné que $\theta > \theta_0$, $\cos(\theta_0) - \cos(\theta) > 0$ et comme $\dot{\theta} > 0$, on obtient le résultat demandé.

3. On écrit $\dot{\theta} = \frac{d\theta}{dt}$ et on sépare les variables pour obtenir $\sqrt{\frac{3g}{L}}dt = \frac{d\theta}{\sqrt{\cos(\theta_0) - \cos \theta}}.$

4. Le temps de chute de l'arbre est alors le temps nécessaire pour que θ passe de $\theta_0 = 5^\circ =$

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

0,0873 rad à $\theta_f = \frac{\pi}{2}$ soit :

$$\Delta t = \sqrt{\frac{L}{3g}} \int_{\theta_0}^{\frac{\pi}{2}} \frac{d\theta}{\sqrt{\cos \theta_0 - \cos \theta}} = 5,1 \times \sqrt{\frac{30}{3 \times 10}} = 5,1 \text{ s.}$$

21.4 Démarrage d'une machine électrique

1. Au démarrage, le théorème du moment cinétique appliqué au rotor de la machine par rapport à son axe fixe implique que :

$$J\ddot{\theta} = C_m - C - r,$$

où J est le moment d'inertie de l'ensemble de la chaîne cinématique, $\dot{\theta}$ la vitesse de rotation du moteur, C_m le couple moteur et C_r le couple résistant. On trouve l'accélération angulaire du moteur pendant le démarrage :

$$\ddot{\theta} = \frac{C_m - C - r}{J} = \frac{40 - 4}{12,5} = 2,9 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-2}.$$

2. L'accélération angulaire est constante, la vitesse angulaire est donc une fonction affine du temps. On trouve la durée nécessaire pour atteindre la fréquence nominale par une proportionnalité :

$$\Delta t = \frac{2\pi f_{\text{nom}}}{\ddot{\theta}} = \frac{2 \times 3,14 \times 1500/60}{2,9} = 55 \text{ s,}$$

3. Le théorème du moment cinétique devient :

$$J\ddot{\theta} = C_m - C - r - \alpha \dot{\theta} \implies J\ddot{\theta} + \alpha \dot{\theta} = C_m - C - r.$$

4. $\dot{\theta}$ tend vers $\Omega_l = \frac{C_m - C_r}{\alpha}$. Cette vitesse limite est égale à la fréquence nominale si :

$$\Omega_l = 1500 \text{ tr}\cdot\text{min}^{-1} \implies \alpha = \frac{C_m - C_r}{\Omega_l} = \frac{40 - 4}{2 \times 3,14 \times 1500/60} = 0,23 \text{ kg}\cdot\text{m}^2\cdot\text{s}^{-1}.$$

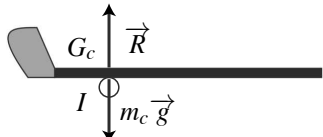
5. La vitesse angulaire suit une équation différentielle du 1^{er} ordre à coefficient constant. À l'instant $t = 0$, elle est nulle d'où :

$$\dot{\theta} = \Omega_l \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right),$$

où $\tau = \frac{J}{\alpha} = 54 \text{ s}$. La vitesse angulaire $\dot{\theta}$ va donc mettre environ $4,6\tau = 250 \text{ s}$ pour atteindre 99% de la vitesse angulaire nominale.

21.5 Le swing de golf

1. Si le club, posé sur le doigt, tient en équilibre, la somme des moments des actions extérieures sur le club, pris au point de contact I entre le doigt et le club est nulle. Or le club n'est soumis qu'à son poids et à l'action de contact du doigt.



Le moment en I de cette dernière est nul puisque qu'elle s'exerce en I , donc le moment en I du poids du club est nul. Le centre d'inertie du club est donc sur la verticale passant par I .

2. Détermination de J_c .

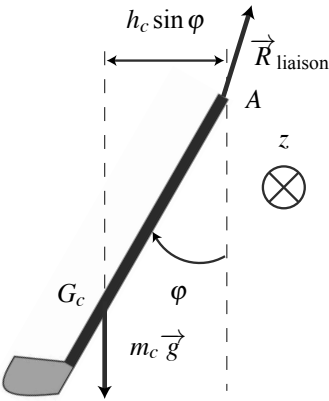
- a. Les actions extérieures sur le système {club} sont :
- son poids $m_c \vec{g}$ appliqué en G_c , dont le moment par rapport à l'axe est :

$$\mathcal{M}_{(Az)}(\text{poids}) = -mgh_c \sin \varphi.$$

En effet, le bras de levier vaut $h_c \sin \varphi$ et le signe – provient du fait que le poids tend à faire tourner le club dans le sens indirect autour de l'axe (Az) .

- l'action de liaison, dont le moment par rapport à l'axe est nul puisque c'est une liaison pivot sans frottement.

Le théorème du moment cinétique par rapport à l'axe (Az) , appliqué au système {club} dans le référentiel terrestre galiléen s'écrit :



$$\frac{dL_{(Az)}}{dt} = \mathcal{M}_{(Az)}(\text{poids}) + \mathcal{M}_{(Az)}(\text{liaison}) \Rightarrow J_c \ddot{\varphi} = -m_c g h_c \sin \varphi$$

- b. Pour les petites oscillations, $\varphi \ll \frac{\pi}{2}$ rad donc $\sin \varphi \simeq \varphi$ et l'équation différentielle peut être approchée par :

$$\ddot{\varphi} = -\frac{m_c g h_c}{J_c} \varphi.$$

C'est l'équation d'un oscillateur harmonique de pulsation propre $\omega_0 = \sqrt{\frac{m_c g h_c}{J_c}}$ et de période

propre $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0} = 2\pi \sqrt{\frac{J_c}{m_c g h_c}}$. On a donc : $J_c = \frac{T_0^2 m_c g h_c}{4\pi^2} = 0,34 \text{ kg}\cdot\text{m}^2$.

21.6 Modélisation d'un ascenseur et dimensionnement d'un réducteur

On travaille dans le référentiel terrestre supposé galiléen.

On peut représenter le dispositif comme sur le schéma ci-dessous.

Les orientations des différentes vitesses et vitesses angulaires sont inscrites sur le schéma. On considère ω_p et ω_m positives et on introduira les signes nécessaires pour respecter ces orientations.

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

La cage d'ascenseur est soumise à deux actions :

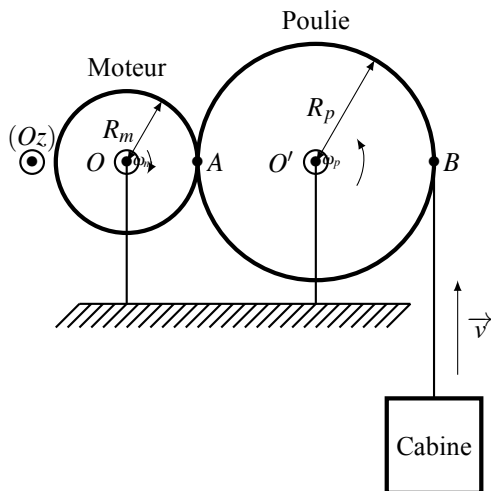
- l'action de freinage du poids ;
- l'action motrice du câble.

La poulie est soumise à trois actions :

- l'action de freinage du câble ;
- l'action motrice du disque moteur ;
- l'action de liaison pivot d'axe $O'z$.

Le rotor du moteur est soumis à trois actions :

- l'action de freinage de la poulie
- l'action motrice du stator
- l'action de liaison pivot d'axe Oz



1. Le mouvement de l'ascenseur est un mouvement de translation. Il suffit d'étudier le mouvement de son centre de gravité G . On applique le théorème de l'énergie cinétique à G en mouvement rectiligne et uniforme à la vitesse v . G est soumis à son poids et à la tension du câble qui, d'après l'énoncé, transmet intégralement la puissance fournie par le moteur. Au cours du mouvement, l'énergie cinétique est conservée ; le poids est résistant et sa puissance vaut $-mgv$. Au final,

$$\frac{dE_c}{dt} = P(\text{poids}) + P(\text{moteur}) = -mgv + P(\text{moteur}) = 0 \implies P(\text{moteur}) = mgv.$$

2. Lorsque le câble s'enroule sur la poulie, la longueur $\ell = 2\pi R_p$ de câble s'enroule à chaque tour de poulie ce qui fait monter l'ascenseur d'une hauteur ℓ . On note T_p la durée nécessaire pour que la poulie fasse un tour. La vitesse de montée de l'ascenseur est donc liée à la vitesse angulaire de rotation de la poulie par la relation :

$$v = \frac{2\pi R_p}{T_p} = R_p \omega_p \implies \omega_p = \frac{v}{R_p} = \frac{1,0}{1,0} = 1,0 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1} = \frac{60}{2\pi} = 9,5 \text{ tr}\cdot\text{min}^{-1}.$$

3. Par ailleurs, avec le même raisonnement qu'à la question 1 pour la poulie en rotation uniforme autour de l'axe $O'z$ fixe, l'énergie cinétique de la poulie est conservée donc la puissance du moment $\Gamma_{(O'z)_p}$ exercé par l'action du câble d'ascenseur sur la poulie est égale à celle du poids :

$$P_p = -mgv = \Gamma_{(O'z)_p} \omega_p \Rightarrow \Gamma_{(O'z)_p} = -\frac{mgv}{\omega_p} = -mgR_p = -500 \times 10 \times 1,0 = -5,0 \text{ kN}\cdot\text{m}.$$

4. On reprend encore le même raisonnement qu'à la question 1 pour le rotor en rotation uniforme autour de l'axe Oz fixe, l'énergie cinétique du rotor est conservée donc la puissance motrice fournie par le stator est égale à $P(\text{moteur}) = mgv$.

Sachant que le couple fourni par le moteur est constant est égal à $\Gamma_m = 30 \text{ N}\cdot\text{m}$, le rotor doit être en rotation uniforme autour de l'axe Oz à la vitesse de rotation ω_m telle que $P(\text{moteur}) =$

$\Gamma_m \omega_m = mgv$. On en déduit :

$$\omega_m = \frac{mgv}{\Gamma_m} = \frac{500 \times 10 \times 1,0}{30} = 167 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1} = \frac{167 \times 60}{2\pi} = 1591 \approx 1600 \text{ tr}\cdot\text{min}^{-1}.$$

5. On déduit le rayon R_m du disque solidaire du moteur à partir de la condition de roulement sans glissement :

$$R_m \omega_m = R_p \omega_p \implies R_m = \frac{R_p \omega_p}{\omega_m} = \frac{1,0 \times 1,0}{167} = 6,0 \text{ mm}$$

Il est évident qu'une pièce aussi petite ne peut pas encaisser les efforts nécessaires au fonctionnement de l'appareil. Le modèle de réducteur est trop simpliste. En pratique, on utilise souvent des réducteurs épicycloïdaux.

6. L'intérêt d'utiliser un réducteur est de réduire le couple moteur et de faire fonctionner le moteur au bon régime. En effet, la puissance optimale d'un moteur électrique est obtenue pour une vitesse de rotation donnée appelée vitesse nominale. Le réglage du rapport de réduction permet de caler le fonctionnement de l'ensemble sur le fonctionnement optimal du moteur.

Lorsque l'on passe les vitesses en vélo ou en voiture, on change le rapport $\frac{R_p}{R_m}$ appelé « rapport de réduction ». Cela explique l'expression « changer de rapport » comme synonyme de changer de vitesse.

21.7 Action mécanique d'une liaison pivot

1. Le dispositif est représenté ci-dessous.

2. On étudie le mouvement du pendule dans le référentiel lié au bâti supposé galiléen. Le pendule est soumis à :

– l'action du poids qui s'applique en G (situé au milieu de la barre) et dont le moment par rapport à Oz vaut :

$$M_{Oz} = -Mg \times b = -Mg \frac{L}{2} \sin \theta,$$

où $b = \frac{L}{2} \sin \theta$ est le bras de levier du poids dessiné sur la figure.

On détermine le signe sur la figure en observant que le poids tend à ramener le pendule vers la position $\theta = 0$ donc exerce un couple négatif lorsque $\sin \theta > 0$.

– l'action de la liaison pivot d'axe Oz dont le moment par rapport à Oz est nul ;
– l'action de l'air que l'on néglige.

On applique le théorème du moment cinétique par rapport à l'axe Oz fixe :

$$J_{(Oz)} \ddot{\theta} = M_{Oz} \implies \frac{ML^2}{3} \ddot{\theta} = -Mg \frac{L}{2} \sin \theta \implies \ddot{\theta} + \frac{3g}{2L} \sin \theta = 0.$$

CHAPITRE 21 – MOMENT CINÉTIQUE ET SOLIDE EN ROTATION

3. On multiplie l'équation précédente par $\dot{\theta}$ et on l'intègre par rapport au temps et on obtient :

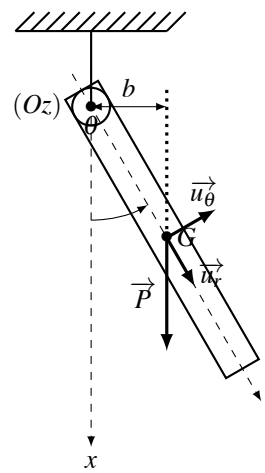
$$\frac{1}{2}\dot{\theta}^2 - \frac{3g}{2L}\cos\theta = \text{constante}.$$

À l'instant initial, cette équation devient :

$$0 - \frac{3g}{2L}\cos(\theta_0) = \text{constante} \simeq -\frac{3g}{2L}\cos(\pi) = \frac{3g}{2L},$$

ce qui donne la valeur de la constante d'intégration et au final permet de trouver une intégrale première du mouvement :

$$\dot{\theta}^2 - \frac{3g}{L}\cos\theta = \frac{3g}{L}.$$



4. Le centre de gravité décrit un mouvement circulaire de centre O et de rayon $\frac{L}{2}$. Il est repéré en polaire par sa coordonnée angulaire θ de sorte que sur la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta)$:

$$\vec{OG} = \begin{pmatrix} \frac{L}{2} \\ 0 \end{pmatrix}; \quad \vec{v} = \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{L}{2}\dot{\theta} \end{pmatrix}; \quad \vec{a} = \begin{pmatrix} -\frac{L}{2}\dot{\theta}^2 \\ \frac{L}{2}\ddot{\theta} \end{pmatrix}.$$

On peut écrire son accélération en fonction de θ en exprimant $\dot{\theta}^2$ et $\ddot{\theta}$ à l'aide des expressions trouvées aux questions précédentes :

$$\begin{aligned} \vec{a} &= -\frac{L}{2}\dot{\theta}^2\vec{u}_r + \frac{L}{2}\ddot{\theta}\vec{u}_\theta = -\frac{L}{2}\frac{3g}{L}(\cos\theta + 1)\vec{u}_r - \frac{L}{2}\frac{3g}{2L}\sin\theta\vec{u}_\theta \\ &= -\frac{3g}{4}(2(\cos\theta + 1)\vec{u}_r + \sin\theta\vec{u}_\theta) \end{aligned}$$

5. Le principe fondamental de la dynamique appliquée à G soumis à son poids et à la force exercée par la liaison pivot donne :

$$M\vec{a} = M\vec{g} + \vec{F}_{\text{pivot}} \implies \vec{F}_{\text{pivot}} = M\vec{a} - M\vec{g} = M\vec{a} - Mg(\cos\theta\vec{u}_r - \sin\theta\vec{u}_\theta).$$

Finalement :

$$\begin{aligned} \vec{F}_{\text{pivot}} &= -\frac{3Mg}{4}(2(\cos\theta + 1)\vec{u}_r + \sin\theta\vec{u}_\theta) - Mg(\cos\theta\vec{u}_r - \sin\theta\vec{u}_\theta) \\ &= -Mg\left(\left(\frac{5}{2}\cos\theta + \frac{3}{2}\right)\vec{u}_r - \frac{1}{4}\sin\theta\vec{u}_\theta\right). \end{aligned}$$

6. La liaison pivot a une action mécanique complexe qui permet de maintenir la barre en rotation d'axe Oz . Sa résultante a une expression compliquée et impossible à connaître *a priori*. La seule chose que l'on peut dire sans hésiter est que son moment d'axe Oz est nul lorsqu'elle est idéale.

Quatrième partie

Thermodynamique

Trouver la bibliothèque des livres ici : <https://1024terabox.com/s/1mg0wxl22G8NjM8MA2RzgFw>

Système thermodynamique à l'équilibre

22

La thermodynamique est une science née au *XIX*^e siècle qui étudie les propriétés de la matière à l'échelle macroscopique. Son champ d'application est extrêmement vaste : moteurs et centrales électriques thermiques, dispositifs réfrigérateurs destinés à produire du froid, etc.

Ce chapitre présentera des modèles thermodynamiques simples pour un corps pur dans l'état solide, liquide ou gaz. On envisagera aussi le cas où deux de ces états coexistent.

1 Descriptions microscopique et macroscopique de la matière

1.1 Les phases solide, liquide et gaz

a) Aspect macroscopique

La matière existe principalement dans trois **états** bien connus : solide, liquide et gaz. Ces états, appelés aussi **phases**, sont caractérisés d'après l'expérience commune, de la manière suivante :

- un solide a une forme propre et un volume propre invariables ;
- un liquide n'a pas de forme propre (il épouse la forme d'un récipient) mais il a un volume propre invariable ;
- un gaz n'a ni volume propre, ni forme propre (il occupe tout le volume qui lui est offert).

Les phases solide et liquide ont des masses volumiques du même ordre de grandeur, 1000 fois supérieure à l'ordre de grandeur de la masse volumique d'un gaz (par exemple, la masse volumique de l'eau vaut $1.10^3 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$ et la masse volumique de l'air dans les conditions normales de température et de pression vaut $1,29 \text{ kg}\cdot\text{m}^{-3}$). Pour cette raison ces deux phases sont appelées **phases condensées**.

Les phases liquide et gaz peuvent s'écouler ; elles sont appelées **phases fluides**. La phase gaz est parfois appelée vapeur.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

b) Aspect microscopique

La matière est constituée de particules microscopiques qui peuvent être des atomes (cas des gaz rares tels que le néon Ne, des métaux), des molécules (cas du diazote N₂, de l'eau H₂O) ou des ions (cas d'un sel comme le chlorure de sodium NaCl). À l'échelle de ces particules, appelée échelle microscopique, les états solide, liquide et gaz se différencient par leur structure (voir figure 22.1).

Dans un solide les particules occupent des positions d'équilibre bien définies et régulièrement disposées dans l'espace. Le solide présente un ordre moléculaire à longue portée.

Dans un liquide les particules occupent des positions aléatoires. La distance moyenne entre particules est, comme dans le solide, de l'ordre de la taille des particules. Il existe un ordre moléculaire à courte portée seulement.

Dans un gaz, la distance moyenne entre particules est bien plus grande que leur taille. Il n'y a pas d'ordre moléculaire.

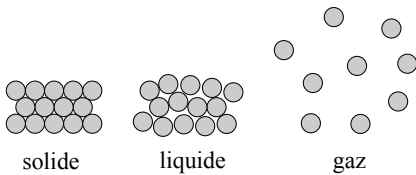


Figure 22.1 – Aspect microscopique des états solide, liquide et gaz.

1.2 L'agitation thermique

Les particules microscopiques sont constamment en mouvement, même lorsque la matière est immobile à l'échelle macroscopique. On parle d'**agitation thermique** à cause du caractère désordonné de ces mouvements.

Le physicien français Jean Perrin, au début du XX^{ème} siècle, mit le premier en évidence l'agitation thermique en étudiant le *mouvement brownien*, mouvement de particules de taille de l'ordre de 1 μm en suspension dans un liquide. Ces particules ont des trajectoires constituées de segments de droite successifs dont les directions et les longueurs sont aléatoires (voir figure 22.2). Les changements continuels de direction sont dus aux chocs de la particule brownienne avec les molécules du liquide qui sont en mouvement d'agitation thermique.



Figure 22.2 – Simulation d'une trajectoire brownienne.

Dans un solide, les particules microscopiques vibrent autour de leur position d'équilibre.

Dans un liquide ou un gaz les particules se déplacent en s'entrechoquant continuellement. Leur mouvement est analogue à un mouvement brownien.

1.3 Échelles microscopique, mésoscopique et macroscopique

À notre échelle, tout échantillon de matière contient un très grand nombre de particules élémentaires (atomes ou molécules), nombre dont l'ordre de grandeur est donné par le nombre d'Avogadro $\mathcal{N}_A = 6,02 \cdot 10^{23} \text{ mol}^{-1}$.

On distingue trois échelles de longueurs :

- L'**échelle macroscopique** est notre échelle, son ordre de grandeur est 1 m. À cette échelle, la matière paraît continue.
- L'**échelle microscopique** est celle des particules élémentaires du système. Son ordre de grandeur est 10^{-10} m. À cette échelle, la matière est discontinue.
- L'**échelle mésoscopique** est une échelle intermédiaire, à la fois très petite devant l'échelle macroscopique et très grande devant l'échelle microscopique. Un volume de taille mésoscopique contient un très grand nombre de particules. À cette échelle la matière apparaît encore comme continue.

1.4 Le point de vue de la thermodynamique

Une description théorique complète d'un échantillon de matière à l'échelle microscopique supposerait la détermination des positions au cours de temps des N molécules de cet échantillon, soit de $3N$ coordonnées en fonction du temps avec N de l'ordre de 10^{23} . Ceci est impossible, même avec les ordinateurs les plus puissants (les méthodes de la *dynamique moléculaire* permettent de réaliser la simulation d'échantillon dont la taille, dépendant de la puissance de calcul disponible, a pu atteindre $N \sim 10^{12}$ atomes).

En thermodynamique on se place à l'échelle macroscopique (ou éventuellement mésoscopique). À cette échelle, on ne perçoit pas les constituants microscopiques individuellement mais uniquement des effets moyens dus à un très grand nombre de particules. Ainsi, on ne voit aucun mouvement provenant de l'agitation thermique parce qu'il y a autant de particules ayant une vitesse $\vec{v}$ donnée que de particules ayant la vitesse $-\vec{v}$.

Le passage d'une description au niveau microscopique à une description au niveau macroscopique est illustré par l'exemple suivant.

Exemple

On peut imaginer le système de simulation représenté sur la figure 22.3 : un cylindre contenant des billes d'acier, fermé à sa partie inférieure par un piston mobile, et à sa partie supérieure par une membrane permettant d'enregistrer les chocs des billes venant la percuter. Le piston a un mouvement oscillatoire.

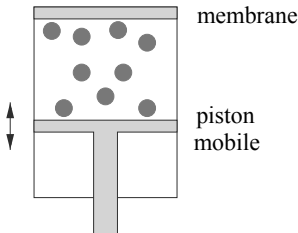


Figure 22.3 – Simulation : billes dans un cylindre.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

S'il y a peu de billes ou si le piston va lentement, peu de billes viendront percuter la membrane pendant une seconde et on pourra enregistrer chaque choc indépendamment (voir figure 22.4).

En revanche, s'il y a beaucoup de billes et que l'oscillation est d'amplitude et de fréquence suffisantes, on ne pourra distinguer chaque choc car un nombre important de billes viendra percuter la membrane par seconde, on ne pourra mesurer que la force moyenne s'exerçant sur la paroi (voir figure 22.5).

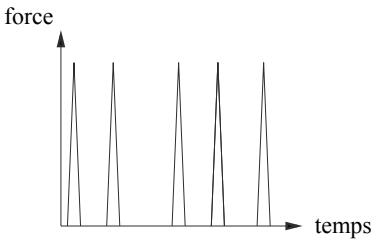


Figure 22.4 – Force exercée dans le cas d'une seule bille.

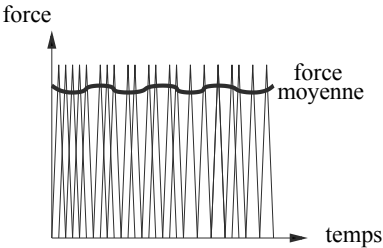


Figure 22.5 – Force exercée dans le cas de nombreuses billes.

2 Système thermodynamique, variables d'état

2.1 Système thermodynamique

On appelle **système thermodynamique** tout système constitué d'un très grand nombre de particules microscopiques.

Un échantillon de matière de taille macroscopique est un système thermodynamique. Un échantillon de matière de dimensions mésoscopiques est aussi un système thermodynamique. On peut prendre pour système un objet complexe comme, par exemple, un appareil de climatisation.

Choisir un système (on dit aussi « isoler » un système) revient à partager par l'esprit le monde en deux : d'une part le système choisi et d'autre part le reste de l'univers que l'on dénomme **extérieur**.

La surface fermée qui délimite le système est appelée **surface de contrôle**. Tout ce qui est à l'intérieur de la surface de contrôle fait partie du système et tout ce qui est à l'extérieur de la surface de contrôle ne fait pas partie du système.

On s'intéresse ensuite aux différents échanges (matière, énergie) entre le système et l'extérieur qui traversent la surface de contrôle.

Un **système fermé** est un système qui n'échange pas de matière avec l'extérieur. Dans le cas contraire on parle de **système ouvert**.

Exemple

On prend pour système l'air contenu dans la chambre à air d'un pneu. La surface de contrôle est la surface intérieure de la chambre à air. C'est un système ouvert pendant qu'on gonfle le pneu. C'est un système fermé quand la voiture roule, mais en cas de crevaison c'est un système ouvert.

Un système fermé n'échange pas de matière avec l'extérieur, mais il peut échanger de l'énergie. Les échanges d'énergie seront étudiés au chapitre suivant.

Un **système isolé** est un système qui n'échange ni matière, ni énergie avec l'extérieur. Il n'a aucun échange avec l'extérieur.

2.2 Variables d'état

a) Définition

Les **variables d'état** sont les grandeurs macroscopiques permettant de définir l'état d'un système thermodynamique.

Ce sont les grandeurs physiques que l'on peut définir et mesurer pour le système. Parmi ces grandeurs, il y a d'abord les grandeurs mécaniques, masse du système m , volume du système V , vitesse macroscopique qui sont définissables indépendamment de la nature moléculaire de la matière. La thermodynamique utilise deux variables d'état, pression P et la température T qui n'existent pas en mécanique, et sont issues de phénomènes à l'échelle microscopique.

b) Pression et température

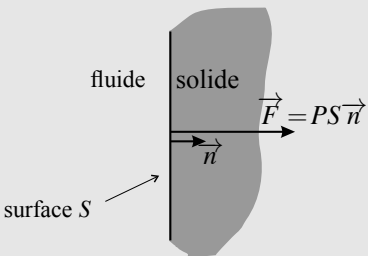
La **pression** mesure à l'échelle macroscopique l'effet des chocs des molécules en mouvement sur la paroi d'un récipient ou la membrane sensible d'un capteur de pression. Par leurs chocs, les molécules exercent une force sur la paroi. Cette force fluctue et on ne mesure, à l'échelle macroscopique, que sa valeur moyenne (comme dans le cas des billes de la figure 22.3). Cette force est la force de pression. Elle est orthogonale à la surface, dirigée vers l'intérieur de la paroi et de norme proportionnelle à la surface. On définit la pression ainsi :

Un fluide en contact avec une paroi solide plane de surface S exerce sur celle-ci une force :

$$\vec{F} = PS\vec{n},$$

où P est la **pression** du fluide et $\vec{n}$ le vecteur orthogonal à la paroi dirigée vers l'intérieur de celle-ci.

La pression se mesure en pascal, de symbole Pa :
 $1 \text{ Pa} = 1 \text{ N}\cdot\text{m}^{-2}$.



CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

Remarque

Le pascal est une unité assez petite. On utilise souvent le bar : $1 \text{ bar} = 1.10^5 \text{ Pa}$. Mais il ne faut pas oublier que l'unité du Système international est le pascal.

La **température** est une grandeur mesurable à l'échelle macroscopique qui correspond à l'énergie cinétique qu'ont les particules microscopiques constituant la matière dans leur mouvement désordonné d'agitation thermique. La mesure de la température est fondée sur le postulat que deux systèmes en contact et en équilibre thermodynamique ont la même température (condition d'équilibre thermique). La température absolue T se définit à partir de la propriété des gaz d'avoir un comportement de gaz parfait lorsque la pression tend vers 0 (voir paragraphe 4.2). Elle se mesure en kelvin, de symbole K. On utilise couramment les degrés Celsius, de symbole $^{\circ}\text{C}$. Le lien entre la température T en kelvin et la température θ en degré Celsius est :

$$T = 273,15 + \theta.$$

c) Variables d'état d'un échantillon de corps pur

Pour donner la « taille » d'un échantillon de corps pur, on peut préciser sa masse. Il est parfois plus intéressant de considérer sa **quantité de matière** n . Ces deux variables sont liées par la relation :

$$n = \frac{m}{M},$$

où M est la **masse molaire**. Finalement :

Les variables d'état d'un échantillon de corps pur dans une seule phase sont : la température T , la pression P , le volume V et la quantité de matière n ou la masse m .

Dans le cas d'un système fermé, les variables d'état n et m sont fixées et ne peuvent être modifiées.

d) Variables extensives

Si l'on mélange deux volumes d'eau V identiques à la même température T , on obtient un volume $2V$ d'eau à la température T . Le volume et la température sont des variables de natures différentes : le volume est une variable extensive et la température une variable intensive.

Une **variable extensive** est une variable X qui dépend de la taille du système.

Si l'on réunit deux systèmes Σ_1 et Σ_2 identiques caractérisés par les valeurs $X_{\Sigma_1} = X_{\Sigma_2}$, la valeur de X pour le système $\Sigma_1 + \Sigma_2$ est :

$$X_{\Sigma_1 + \Sigma_2} = X_{\Sigma_1} + X_{\Sigma_2} = 2X_{\Sigma_1}.$$

Le volume V , le nombre de particules microscopiques N , la quantité de matière $n = \frac{N}{\mathcal{N}_A}$ qui s'exprime en moles (unité du Système international de symbole mol) et la masse m sont des variables d'état extensives.

e) Variables intensives

Une **variable intensive** est une variable Y qui ne dépend pas de la taille du système. Si l'on réunit deux systèmes Σ_1 et Σ_2 identiques caractérisés par les valeurs $Y_{\Sigma_1} = Y_{\Sigma_2}$, la valeur de Y pour le système $\Sigma_1 + \Sigma_2$ est :

$$Y_{\Sigma_1 + \Sigma_2} = Y_{\Sigma_1} = Y_{\Sigma_2}.$$

La pression P et la température T sont deux variables intensives.

f) Grandeurs extensives d'un corps pur monophasé

Dans ce paragraphe on suppose que le système est un échantillon de corps pur dans une seule phase. Toute grandeur extensive X relative à Σ peut s'exprimer en utilisant :

- la quantité de matière n dans le système et la **grandeur molaire** X_m par la formule :

$$X = nX_m;$$

- la masse m dans le système et la **grandeur massique** x par la formule :

$$X = mx.$$

Remarque

Les grandeurs molaires X_m et massiques x sont des grandeurs *intensives* car elles sont le quotient de deux grandeurs extensives.

On définit ainsi le **volume molaire** :

$$V_m = \frac{V}{n},$$

et le **volume massique** :

$$v = \frac{V}{m} = \frac{1}{\rho},$$

où $\rho = \frac{m}{V}$ est la masse volumique.

Les grandeurs molaires et massiques d'usage courant sont rassemblées dans le tableau 22.1.

grandeur extensive	notation	grandeur molaire	grandeur massique
volume	V	V_m	$v = \frac{1}{\rho}$
masse	m	M	1
quantité de matière	n	1	$\frac{1}{M}$
énergie interne	U	U_m	u
capacité thermique	C_V	$C_{V,m}$	c_V

Tableau 22.1 – Grandeurs extensives X , valeur molaires X_m et valeur massique x .
L'énergie interne et la capacité thermique sont définies dans le paragraphe 5.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

3 Équilibre thermodynamique

3.1 Définition

Tout système thermodynamique abandonné à lui-même tend vers un état d'équilibre dans lequel ses variables d'état ne changent plus.

Un **système thermodynamique à l'équilibre** est un système dont les variables d'état sont toutes définies et constantes dans le temps.

3.2 Équilibre thermodynamique local

Il arrive qu'un système Σ soumis à une contrainte externe atteigne un état stationnaire (c'est-à-dire invariable dans le temps) mais dans lequel un paramètre d'état intensif Y n'est pas homogène (sa valeur dépend du point du système où on le mesure). Dans ce cas on ne peut pas attribuer une valeur à Y pour le système Σ et donc Σ n'est pas un système à l'équilibre.

Cependant on peut diviser Σ en volumes mésoscopiques pour lesquels Y a une valeur bien déterminée : il suffit que la taille des volumes mésoscopiques soit très inférieure à la distance caractéristique de variation de Y . Ceci permet de définir $Y(M)$, valeur locale de Y en un point M du système.

On fait de plus l'hypothèse d'**équilibre thermodynamique local** selon laquelle ces volumes mésoscopiques sont quasiment des systèmes thermodynamiques à l'équilibre.

Le système hors d'équilibre Σ peut dès lors être décrit comme une réunion de systèmes thermodynamiques à l'équilibre.

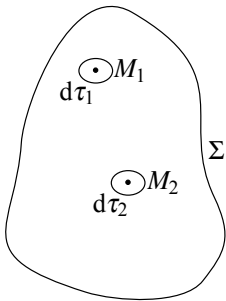


Figure 22.6 – $Y(M_1) \neq Y(M_2)$
donc Σ n'est pas un système à l'équilibre, mais $d\tau_1$ et $d\tau_2$ sont des systèmes à l'équilibre.

3.3 Conditions d'équilibre

L'équilibre thermodynamique d'un système implique que soient réalisées les trois conditions d'équilibre suivantes :

- la condition d'**équilibre mécanique** ;
- la condition d'**équilibre thermique** ;
- la condition d'**équilibre de diffusion**.

a) Équilibre mécanique

La condition d'équilibre mécanique suppose l'absence de tout mouvement macroscopique de matière dans le système.

Elle impose aussi que la somme des forces appliquées soit nulle sur toutes les parties mobiles dans le système et à la frontière du système.

Par exemple, les forces appliquées sur une paroi mobile de surface S séparant deux gaz de

pressions P_1 et P_2 (voir figure 22.7) sont :

- la force de pression exercée par le gaz à la pression P_1 qui s'écrit : $P_1 S \vec{u}_{1 \rightarrow 2}$ où $\vec{u}_{1 \rightarrow 2}$ est un vecteur unitaire dirigé du côté 1 du piston vers le côté 2 ;
- la force de pression exercée par le gaz à la pression P_2 qui s'écrit $-P_2 S \vec{u}_{1 \rightarrow 2}$;
- d'autres forces éventuelles (force de frottement, poids, ...) dont la résultante suivant le vecteur $\vec{u}_{1 \rightarrow 2}$ s'écrit $F_{1 \rightarrow 2} \vec{u}_{1 \rightarrow 2}$.

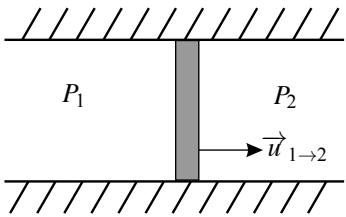


Figure 22.7 – Paroi mobile séparant deux gaz.

La condition d'équilibre mécanique de la paroi s'écrit :

$$0 = P_1 S - P_2 S + F_{1 \rightarrow 2} \quad \text{d'où} \quad P_1 = P_2 - \frac{F_{1 \rightarrow 2}}{S}.$$

Si la paroi se déplace sans frottement et si aucune force autre que les forces de pression ne s'y applique $F_{1 \rightarrow 2} = 0$, et dans ce cas la condition d'équilibre est :

$$P_1 = P_2.$$

b) Équilibre thermique

La condition d'équilibre thermique impose l'égalité de température dans tout le système. Elle impose aussi l'égalité entre la température du système et la température du milieu extérieur autour du système (qui doit être uniforme elle aussi).

Remarque

On introduira dans le chapitre suivant la notion de paroi adiabatique. Quand une telle paroi sépare deux systèmes, on peut considérer un état d'équilibre transitoire dans lequel les températures des deux systèmes ne sont pas égales.

c) Équilibre de diffusion

Cette condition intervient lorsque le système est un échantillon de corps pur *diphase* (c'est-à-dire sous deux phases physiques différentes). Elle impose une relation entre la pression P et la température T dans le système. Ceci sera précisé dans le paragraphe 6.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

4 Équation d'état

4.1 Définition

On appelle **équation d'état** une relation vérifiée par les variables d'état du système à l'équilibre.

Dans le cas d'un échantillon de matière sous une seule phase, il s'agit d'une relation liant la température T , la pression P , le volume V et la quantité de matière n , qui peut s'écrire symboliquement :

$$f(T, P, V, n) = 0.$$



L'équation d'état est un renseignement très utile quand on cherche à déterminer l'ensemble des variables d'état du système dans un état d'équilibre inconnu.

4.2 Équation d'état d'un gaz parfait

a) Le modèle du gaz parfait

Le **gaz parfait** est gaz théorique idéal composé de molécules ponctuelles qui n'ont aucune interaction entre elles.

Ce modèle correspond à peu près à la réalité si les molécules du gaz sont très éloignées les unes des autres, c'est-à-dire si le volume molaire du gaz V_m tend vers l'infini.

L'équation d'état du gaz parfait s'écrit :

$$PV = nRT, \tag{22.1}$$

où $R = 8,314 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1}$ est **constante des gaz parfaits**.



Il est important de noter que dans l'équation (22.1), les différentes grandeurs sont exprimées dans les unités du Système international :

- P en pascal,
- V en mètre cube,
- T en kelvin,
- n en mole.

D'après l'équation du gaz parfait le volume molaire V_m d'un gaz parfait, pour une température T et une pression P , est :

$$V_m = \frac{V}{n} = \frac{RT}{P},$$

et le volume massique :

$$v = \frac{V}{m} = \frac{nRT}{mP} = \frac{RT}{MP},$$

où M est la masse molaire du gaz parfait.

Exemple

Bien que les gaz réels ne se comportent en général pas comme le gaz parfait (voir ci-dessous), cette formule permet de trouver le bon ordre de grandeur du volume molaire d'un gaz. Par exemple, dans les conditions normales de température et pression (CNTP),

soit pour $T = 273,15 \text{ K}$ et $P = 1,0133 \cdot 10^5 \text{ Pa}$, on calcule :

$$V_m = \frac{8,3145 \times 273,15}{1,0133 \cdot 10^5} = 22,41 \cdot 10^{-3} \text{ m}^3 \cdot \text{mol}^{-1} = 22,41 \text{ L} \cdot \text{mol}^{-1}.$$

Dans des conditions de température et de pression les gaz parfaits ont tous le même volume molaire, mais leur volume massique dépend de la masse molaire. Pour de l'air, de masse molaire $M_{\text{air}} = 29,0 \cdot 10^{-3} \text{ kg} \cdot \text{mol}^{-1}$, le volume massique dans les conditions normales est :

$$v_{\text{air}} = \frac{V_m}{M_{\text{air}}} = \frac{22,41}{29,0 \cdot 10^{-3}} = 0,773 \text{ m}^3 \cdot \text{kg}^{-1}$$

et la masse volumique :

$$\rho_{\text{air}} = \frac{1}{v_{\text{air}}} = 1,29 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3},$$

valeur qui a été donnée au début de ce chapitre.

b) Validité du modèle du gaz parfait

Comme il a été dit plus haut, le modèle du gaz parfait doit s'appliquer si le volume molaire V_m tend vers l'infini, soit, d'après l'équation d'état du gaz parfait, si la pression P tend vers 0. C'est bien ce que l'on observe expérimentalement. La figure 22.8 permet de comparer le comportement d'un gaz réel à celui d'un gaz parfait. Elle représente des courbes isothermes dans le diagramme d'Amagat et dans le diagramme de Clapeyron.

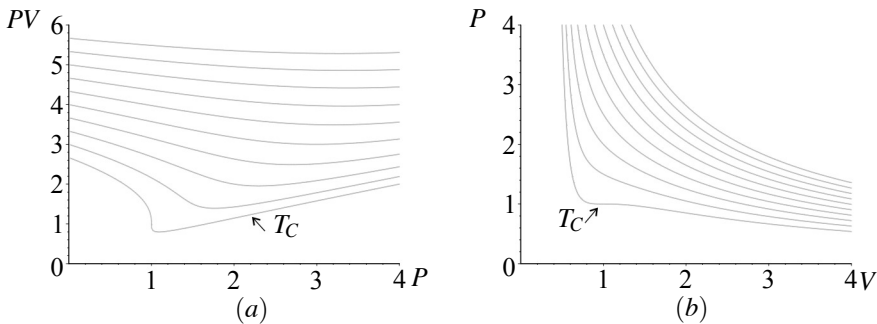


Figure 22.8 – Isothermes d'un gaz réel : (a) dans le diagramme d'Amagat, (b) dans le diagramme de Clapeyron. Les isothermes ont été tracées par un logiciel avec une équation d'état plus réaliste que l'équation du gaz parfait. Elles correspondent aux mêmes températures sur les deux diagrammes : la plus basse est la température critique T_C (définie plus loin dans ce chapitre) et les températures sont régulièrement espacées de $\frac{1}{8}T_C$. Les pressions et volumes sont dans des unités adaptées.

Le **diagramme d'Amagat** est un diagramme (PV, P) ce qui signifie que l'axe des ordonnées correspond au produit PV et l'axe des abscisses à la pression P . En thermodynamique, il est d'usage de désigner les diagrammes par le couple (ordonnée, abscisse), soit dans l'ordre inverse de l'usage des mathématiciens. Les courbes représentées sont des **isothermes**. Sur la

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

figure elles ont été tracées par ordinateur mais elles peuvent être obtenues expérimentalement. Pour cela on maintient un échantillon de gaz à température constante T_0 , on fait varier par étapes le volume V , on mesure la pression P et on porte le point d'abscisse P et d'ordonnée PV sur le diagramme. On construit ainsi l'isotherme T_0 point par point.

Les isothermes expérimentales pour la plupart des gaz ont l'allure qui est visible sur la figure 22.8. Ces gaz se comportent-ils comme des gaz parfaits ? La réponse est clairement non puisque, pour un gaz parfait, l'isotherme T_0 a pour équation $PV = nRT_0 = \text{constante}$, donc c'est une droite horizontale. Les isothermes d'un gaz réel dans le diagramme d'Amagat ne sont pas des droites horizontales et cela montre que les gaz réels ne se comportent pas comme des gaz parfaits. Cependant on constate expérimentalement que le point de départ des isothermes, sur l'axe des ordonnées, a une ordonnée proportionnelle à T_0 , c'est-à-dire que si P tend vers 0, le rapport $\frac{PV}{T_0}$ tend vers une constante, conformément à l'équation d'état du gaz parfait.

Le **diagramme de Clapeyron** est un diagramme (P, V) ce qui signifie que l'axe des ordonnées correspond à la pression P et l'axe des abscisses au volume V . Pour tracer expérimentalement une isotherme dans ce diagramme, il faut maintenir un échantillon de gaz à température constante T_0 , faire varier par étapes son volume V et mesurer sa pression P , pour construire point par point l'isotherme T_0 .

Pour un gaz parfait, l'isotherme T_0 dans le diagramme de Clapeyron a pour équation $PV = nRT_0 = \text{constante}$, c'est donc une hyperbole. Sur la figure 22.8, les isothermes correspondant aux plus grandes températures ont l'allure d'hyperboles mais le diagramme d'Amagat montre bien que le gaz ne se comporte pas comme un gaz parfait.

Les **gaz réels** se comportent pas comme des gaz parfaits. Mais dans la limite où la pression P tend vers 0, ils suivent approximativement la loi des gaz parfaits.

4.3 Équation d'état d'une phase condensée idéale

On appelle phase condensée un solide ou un liquide. Une phase condensée se distingue fortement d'un gaz par les caractères suivants :

- elle a une masse volumique nettement plus importante (d'où son nom de phase condensée) qui est typiquement 1000 fois plus grande que la masse volumique d'un gaz ;
- son volume diminue très peu lorsque la pression augmente : une phase condensée est très peu compressible ;
- son volume augmente très peu lorsque la température augmente : une phase condensée est très peu dilatable.

La modèle le plus simple est la **phase condensée indilatable et incompressible** dont le volume est une constante, indépendante de la température et de la pression. Son équation d'état s'écrit :

$$V = nV_{m,0}.$$

où $V_{m,0}$ est le volume molaire qui a une valeur constante, indépendante de la température et de la pression.

Exemple

Il faut connaître l'ordre de grandeur du volume molaire d'une phase condensée. On peut prendre comme point de repère l'exemple de l'eau dont la masse volumique dans les conditions normales est bien connue : $\rho_{\text{eau}} = 1,0 \cdot 10^3 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$.

La masse molaire de l'eau étant $M_{\text{eau}} = 18 \cdot 10^{-3} \text{ kg} \cdot \text{mol}^{-1}$, on peut en déduire :

$$V_{m,\text{eau}} = \frac{M_{\text{eau}}}{\rho_{\text{eau}}} = \frac{18 \cdot 10^{-3}}{1,0 \cdot 10^3} = 1,8 \cdot 10^{-5} \text{ m}^3 \cdot \text{mol}^{-1}.$$

Il est environ 1000 fois plus petit que le volume molaire du gaz parfait dans les conditions normales de température et de pression que l'on a calculé plus haut.

5 Énergie interne, capacité thermique à volume constant

5.1 L'énergie interne U

a) Définition

Pour définir l'énergie interne d'un système thermodynamique Σ on se place dans un référentiel où Σ est *macroscopiquement au repos*, c'est-à-dire qu'il n'y a pas de mouvement de matière à l'échelle macroscopique.

L'**énergie interne** U du système thermodynamique Σ est la valeur moyenne de l'énergie totale des particules microscopiques de Σ . Elle comprend :

- l'énergie cinétique des particules microscopiques ;
- l'énergie potentielle d'interaction de ces particules.

L'énergie interne se mesure en joules, de symbole J.

U dépend des variables d'état T, P, V, n du système Σ . C'est une **fonction d'état** du système :

$$U = U(T, P, V, n).$$

b) Propriétés

L'énergie interne est une fonction d'état **extensive** : pour un échantillon de corps pur monophasé, elle est proportionnelle à la quantité de matière. Elle est aussi **additive**, ce qui s'écrit :

$$U_{\Sigma_1 + \Sigma_2} = U_{\Sigma_1} + U_{\Sigma_2},$$

où $\Sigma_1 + \Sigma_2$ désigne la réunion des systèmes Σ_1 et Σ_2 . Cette propriété sera utilisée pour calculer l'énergie interne d'un système complexe. Les propriétés d'extensivité et d'additivité sont liées (en particulier l'additivité implique l'extensivité) et très souvent confondues. On pourra considérer que les deux adjectifs sont synonymes.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

5.2 La capacité thermique à volume constant C_V

On appelle **capacité thermique à volume constant** d'un système *fermé* Σ la grandeur C_V telle que la variation dU de l'énergie interne de Σ lorsque la température varie de dT , le volume restant constant, est :

$$dU = C_V dT.$$

C_V se mesure en joules par kelvin : $\text{J} \cdot \text{K}^{-1}$.

La capacité thermique à volume constant dépend *a priori* de la température. Ainsi, la variation d'énergie interne du système dans une transformation isochore (c'est-à-dire dans laquelle le volume du système reste constant) où la température passe de la valeur T_i à la valeur T_f est donnée par :

$$\Delta U = \int_{T_i}^{T_f} C_V(T) dT. \quad (22.2)$$

La capacité thermique à volume constant est une grandeur **extensive** et **additive**.

Pour un échantillon de corps pur, dont la « taille » est donnée par la quantité de matière n elle est se calcule par :

$$C_V = nC_{Vm},$$

où C_{Vm} est la **capacité thermique molaire à volume constant** qui s'exprime en $\text{J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1}$.

Si la « taille » est donnée par la masse m , on la calcule par :

$$C_V = mc_V,$$

où c_V est la **capacité thermique massique à volume constant** qui s'exprime en $\text{J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$.

5.3 Cas d'un gaz parfait

a) Cas du gaz parfait monoatomique

L'expression **gaz parfait monoatomique** désigne un gaz dont les molécules sont réduites à des atomes (cas des gaz rares comme l'hélium et le néon). On admet que l'énergie interne d'un gaz parfait monoatomique est donnée par :

$$U = \frac{3}{2}nRT. \quad (22.3)$$

Si T varie de dT , U varie de $dU = \frac{3}{2}nRdT$ donc la capacité thermique à volume constant est :

$$C_V = \frac{3}{2}nR. \quad (22.4)$$

La capacité thermique à volume constant molaire et la capacité thermique à volume constant massique sont donc, notant M la masse molaire du gaz :

$$C_{Vm} = \frac{3}{2}R \quad \text{et} \quad c_V = \frac{3}{2} \frac{R}{M}.$$

Numériquement : $C_{Vm} = 12,5 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1}$. La capacité thermique molaire ne dépend pas de la masse molaire du gaz parfait contrairement à la capacité thermique massique. Dans le cas, par exemple, de l'hélium de masse molaire $M_{\text{He}} = 4,00 \cdot 10^{-3} \text{ kg} \cdot \text{mol}^{-1}$, $c_V = 3,13 \cdot 10^3 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$. D'après l'équation (22.3), l'énergie interne molaire du gaz parfait monoatomique est

$$U_m = \frac{3}{2}RT.$$

Elle ne dépend que de la température. Ce résultat est connu sous le nom de **première loi de Joule** et il est vérifié par tous les gaz parfaits.

b) Première loi de Joule

Les gaz parfaits vérifient la **première loi de Joule** : leur énergie interne molaire ne dépend que de la température, ce que l'on peut écrire :

$$U_m = U_m(T).$$

La capacité thermique molaire à volume constant du gaz parfait est donc :

$$C_{Vm} = \frac{dU_m}{dT}.$$

Pour un gaz parfait non monoatomique, C_{Vm} dépend *a priori* de la température, contrairement au cas du gaz parfait monoatomique. Cependant, la plupart du temps, on travaille sur un domaine de températures dans lequel C_{Vm} est une constante. On a alors :

$$U_m(T) = C_{Vm}T + \text{constante},$$

et si la température varie de T_i à T_f la variation de l'énergie interne molaire, différence entre l'énergie interne molaire dans l'état final $U_{m,f}$ et dans l'état initial $U_{m,i}$ est :

$$\Delta U_m = U_{m,f} - U_{m,i} = C_{Vm}(T_f - T_i). \quad (22.5)$$

5.4 Cas d'une phase condensée incompressible

a) Énergie interne d'une phase condensée incompressible

Comme il a été dit plus haut, les phases condensées (solide et liquide) sont quasiment incompressibles. Ainsi, le volume molaire V_m est une constante V_{m0} . L'énergie interne molaire U_m peut dépendre *a priori* de la température T et de la pression P . On admettra qu'une variation de pression est sans influence, non seulement sur le volume, mais aussi sur les autres propriétés thermodynamiques de la phase condensée incompressible, parmi lesquelles son énergie interne.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

L'énergie interne d'une phase condensée (solide ou liquide) incompressible ne dépend que de la température :

$$U_m = U_m(T).$$

La capacité thermique molaire à volume constant est donc :

$$C_{Vm} = \frac{dU_m}{dT}.$$

On utilise souvent pour les phases condensées l'énergie interne massique $u(T)$ et la capacité thermique à volume constant massique : $c_V = \frac{du}{dT}$.

b) Capacité thermique à volume constant

La capacité thermique à volume constant n'a pas la même valeur que pour un gaz parfait, elle peut être beaucoup plus grande. Par exemple, pour l'eau : $c_{V,\text{eau}} = 4,18 \cdot 10^3 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$, soit $C_{Vm,\text{eau}} = 75,2 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1}$. Toutefois l'eau est un liquide de capacité thermique particulièrement élevée.

La capacité thermique molaire à volume constant de nombreux corps purs à l'état solide aux températures usuelles vérifie $C_{Vm} \simeq 3R$ soit $C_{Vm} \approx 25 \cdot 10^3 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1}$. Ce résultat est la loi empirique de Dulong et Petit.

c) Variation de l'énergie interne molaire entre deux températures

La capacité thermique à volume constant d'une phase condensée dépend en toute rigueur de la température. Cependant, dans un domaine de température *limité*, on pourra la considérer comme quasiment constante et écrire la variation d'énergie interne molaire entre deux températures T_1 et T_2 de la manière suivante :

$$\Delta U_m = U_m(T_2) - U_m(T_1) = C_{Vm}(T_2 - T_1).$$

6 Corps pur diphasé en équilibre

Ce paragraphe est consacré aux **systèmes diphasés**, c'est-à-dire qui contiennent un corps pur simultanément dans deux phases physiques différentes.

6.1 Changements d'état physique

Lorsque la matière évolue d'un état physique (solide, liquide ou gaz) à un autre, on dit qu'il y a un **changement d'état**. Les noms des différents changements d'état sont sur la figure 22.9.

Les changements d'état ont une très grande importance. Ils interviennent dans des phénomènes naturels comme le cycle de l'eau qui fait alterner précipitation et évaporation. Dans la vie courante, certains appareils utilisent ces transformations tels les réfrigérateurs, congélateurs, climatiseurs, pompes à chaleur (voir chapitre 26).

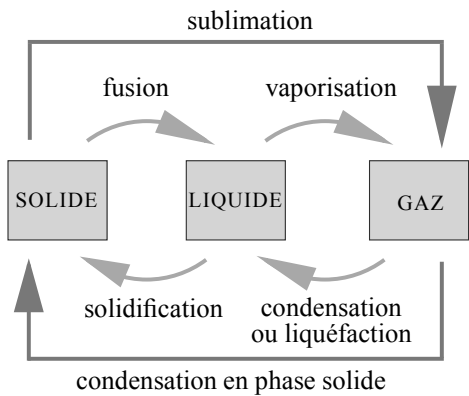


Figure 22.9 – Le vocabulaire des changements d'état.

Remarque

Pour certains corps, il existe plusieurs phases solides appelées *variétés allotropiques*. Pour l'eau, par exemple, on connaît plus de 11 types de glace. Le changement d'état entre deux variétés allotropiques d'un solide s'appelle *transition allotropique*.

6.2 Diagramme de phases (P,T)

Pour chaque corps pur on établit expérimentalement des **diagrammes de phases** qui indiquent sous quelle phase physique ce corps se présente suivant les valeurs de certains paramètres d'état. Le diagramme le plus simple est le diagramme (P,T) sur lequel on a la pression en ordonnée et la température en abscisse.

a) Deux exemples

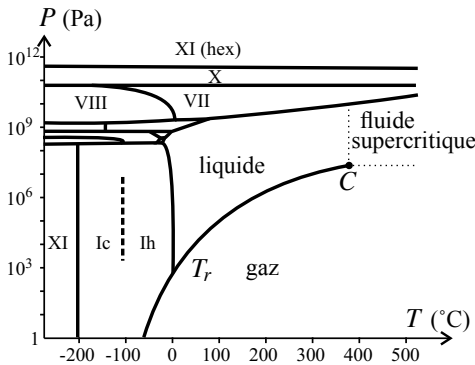


Figure 22.10 – Diagramme de phases (P,T) de l'eau. Chaque chiffre romain correspond à une variété allotropique de la glace.

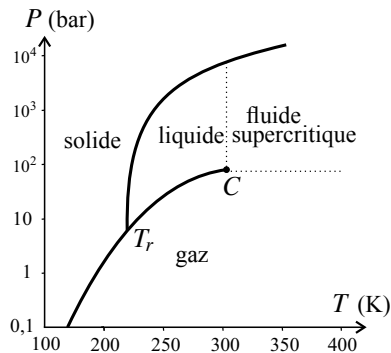


Figure 22.11 – Diagramme de phases (P,T) du dioxyde de carbone CO₂

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

Les figures 22.10 et 22.11 montrent les diagrammes de phases (P, T) de l'eau et du dioxyde de carbone avec une échelle logarithmique pour la pression afin de couvrir une très large gamme de valeurs. Les figures 22.12 et 22.13 montrent une partie des mêmes diagrammes avec une échelle linéaire pour la pression (et une gamme de pressions réduite).

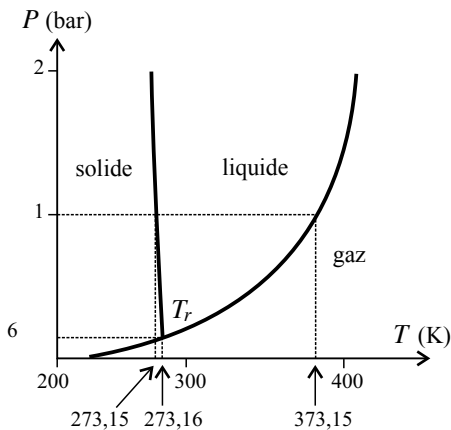


Figure 22.12 – Diagramme de phases de l'eau.

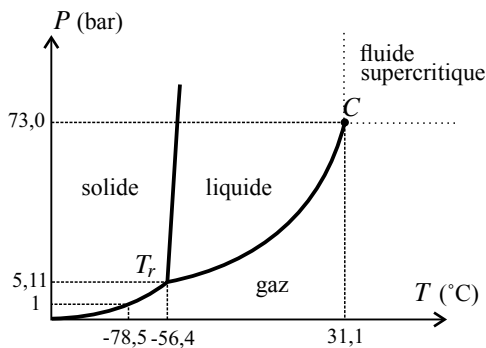


Figure 22.13 – Diagramme de phases du dioxyde de carbone.

b) Interprétation du diagramme

Identification des zones On peut retrouver facilement sur un diagramme simple comme ceux des figures 22.10 et 22.11 l'attribution des trois zones aux phases solide, liquide et gaz :

- la phase stable pour les plus hautes pressions et les plus basses températures est la phase solide ;
- le liquide est stable pour des pressions plus élevées que le gaz.

Condition d'équilibre entre deux phases Deux phases différentes ne coexistent à l'équilibre que sur la courbe du diagramme (P, T) qui sépare leurs zones de stabilité. Ceci impose une relation entre la pression P et la température T appelée la condition d'équilibre de diffusion :

Un corps ne peut exister à l'équilibre simultanément dans deux phases différentes I et II que si la pression et la température vérifient :

$$P = P_{I-II}(T)$$

où $P_{I-II}(T)$ est la **pression d'équilibre** à la température T pour les phases I et II de ce corps pur.

La courbe séparant les zones de stabilité des phases I et II dans le diagramme de phases (P, T) est la représentation graphique de la pression d'équilibre P_{I-II} en fonction de T .

Exemple

Sur le diagramme de l'eau figure 22.12 on retrouve des valeurs bien connues :

- $P_{L-G}(373, 15\text{K}) = 1 \text{ bar}$, ce qui correspond au fait que l'eau bout à 100°C ;
- $P_{S-L}(273, 15\text{K}) = 1 \text{ bar}$, ce qui correspond au fait que l'eau gèle à 0°C .

Sur le diagramme du dioxyde de carbone figure 22.13, on lit que $P_{S-G}(-78, 5^\circ\text{C}) = 1 \text{ bar}$. Ainsi, sous une pression de 1 bar le gaz se transforme en solide (neige carbonique) à la température de $-78, 5^\circ\text{C}$.

Point triple Il existe sur le diagramme un point, appelé **point triple**, où les trois phases solide, liquide et gaz coexistent à l'équilibre. C'est le point noté T_r sur le diagramme, dont les coordonnées (P_r, T_r) sont telles que :

$$P_r = P_{S-L}(T_r) = P_{L-G}(T_r) = P_{S-G}(T_r).$$

Les coordonnées du point triple sont caractéristiques du corps pur.

Exemple

Les coordonnées du point triple de l'eau sont : $T_{r,H_2O} = 273,16 \text{ K}$ et $P_{r,H_2O} = 611 \text{ Pa}$.

Les coordonnées du point triple du dioxyde de carbone sont : $T_{r,CO_2} = 56,4 \text{ K}$ et $P_{r,CO_2} = 5,11 \text{ bar}$.

Point critique On peut constater sur les figures 22.10, 22.11 et 22.13 que la courbe d'équilibre entre le liquide et le gaz s'interrompt en un point noté C . Ce point est appelé **point critique**. Les coordonnées P_C et T_C de ce point sont appelées pression critique et température critique.

L'état physique du corps pur pour une température supérieure à sa température critique et une pression supérieure sa pression critique est appelé **fluide supercritique**. Cet état fluide ne peut être qualifié ni de gazeux, ni de liquide.

Exemple

Les coordonnées du point critique de l'eau sont : $T_{C,H_2O} = 647^\circ\text{C}$ et $P_{C,H_2O} = 218 \text{ bar}$.

Expérience

La courbe d'équilibre solide-liquide de l'eau présente une pente négative, ce qui est exceptionnel : les courbes d'équilibre entre phases de natures différentes sont dans la quasi-totalité des cas des courbes croissantes.

L'expérience ci-contre met en évidence cette particularité. On suspend à un fil de fer posé sur un bloc de glace deux masses de 1 kg. On constate que le fil de fer s'enfonce dans la glace qui se referme après son passage.

L'explication est que la pression sous le fil est très supérieure à la pression atmosphé-



CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

rique donc supérieure à la pression d'équilibre P_{S-L} entre l'eau solide et l'eau liquide à la température du glaçon (cette pression est proche de la pression atmosphérique, puisque le glaçon est à une température proche de 0°C).

Or dans le cas de l'eau, c'est le liquide qui est stable pour $P > P_{S-L}$ (voir figure 22.12) donc la glace fond sous le fil. Le fil s'enfonce et au-dessus du fil la pression étant égale à la pression atmosphérique la glace se reforme. Quand le fil a traversé la glace, le morceau de glace est intact, en un seul morceau.

6.3 Variables d'état d'un système diphasé

On considère un système Σ en équilibre thermodynamique constitué par un corps pur simultanément sous deux phases différentes I et II . Quelles sont les variables d'état nécessaires pour décrire ce système à l'équilibre ?

Si l'on connaît la température T de Σ on connaît sa pression puisqu'elle est nécessairement égale à $P_{I,II}(T)$, pression d'équilibre entre les phases I et II . De même si l'on connaît la pression P de Σ on connaît sa température T puisqu'elle est telle que : $P_{I,II}(T) = P$.

Il faut un paramètre qui donne la proportion des phases I et II dans le système Σ . On peut préciser les masses m_I et m_{II} respectives des deux phases, la masse du système étant $m = m_I + m_{II}$. On peut aussi donner les quantités de matière n_I et n_{II} respectives des deux phases, la quantité de matière du système étant $n = n_I + n_{II}$.

On utilise souvent les **titres massiques** w_I et w_{II} respectifs des phases I et II dans le système définis par :

$$w_I = \frac{m_I}{m_I + m_{II}} \quad \text{et} \quad w_{II} = \frac{m_{II}}{m_I + m_{II}},$$

ou les **titres molaires** :

$$x_I = \frac{n_I}{n_I + n_{II}} \quad \text{et} \quad x_{II} = \frac{n_{II}}{n_I + n_{II}}.$$

Ces titres vérifient les relations : $w_I + w_{II} = 1$ et $x_I + x_{II} = 1$. De plus, M étant la masse molaire du corps pur considéré, on a : $m_I = n_I M$ et $m_{II} = n_{II} M$, de sorte que :

$$w_I = x_I \quad \text{et} \quad w_{II} = x_{II}.$$

L'état d'un échantillon de corps pur diphasé comportant les phases I et II est entièrement déterminé par les variables d'état suivantes :

- température T ;
- masse m ou quantité de matière n ;
- titre massique (ou molaire) x_{II} de la phase II .

Par exemple, si l'on connaît (T, m, x_{II}) on en déduit :

- la pression, qui est nécessairement :

$$P = P_{I-II}(T) ;$$

- les masses des deux phases :

$$m_I = (1 - x_{II})m \quad \text{et} \quad m_{II} = x_{II}m ;$$

- les volumes des deux phases : $V_I = m_I v_I = (1 - x_{II})m v_I$ et $V_{II} = m_{II} v_{II} = x_{II}m v_{II}$, en notant v_I et v_{II} les volumes massiques respectifs des deux phases, et le volume du système :

$$V = V_I + V_{II} = m(1 - x_{II})v_I + m x_{II} v_{II} ;$$

- le volume massique global du système :

$$v = \frac{V}{m} = (1 - x_{II})v_I + x_{II}v_{II}.$$

 Le volume massique ou le volume molaire d'une phase condensée sera toujours une donnée. Dans le cas d'une phase gaz en équilibre avec une phase condensée I, soit c'est une donnée, soit on le calcule, en faisant l'hypothèse que c'est un gaz parfait, par l'une des formules :

$$v_G = \frac{RT}{MP_{I-G}(T)} \quad \text{ou} \quad V_{m,G} = \frac{RT}{P_{I-G}(T)}.$$

7 Étude de l'équilibre liquide-gaz

Dans ce paragraphe on s'intéresse à l'équilibre entre un corps pur sous les formes liquide et gaz. Dans ce contexte, le gaz est fréquemment désigné par le mot « vapeur ».

7.1 Pression de vapeur saturante

La pression d'équilibre entre le liquide et le gaz à la température T , $P_{L-G}(T)$, est appelée **pression de vapeur saturante**. Dans la suite on la notera $P_{\text{sat}}(T)$, selon l'usage le plus répandu.

La courbe représentative de $P_{\text{sat}}(T)$ en fonction de T commence au point triple et se termine au point critique.

C'est, dans le plan (P, T) , le lieu des points où il y a équilibre entre le liquide et la vapeur. Elle sépare le domaine où le corps pur est liquide du domaine où il est gazeux.

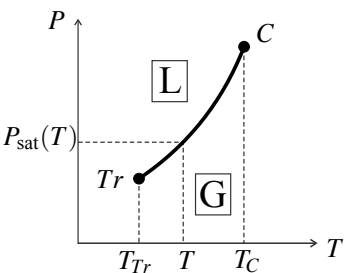


Figure 22.14 – Courbe $P_{\text{sat}}(T)$.

Pour un système contenant un corps pur, à la température T et la pression P :

- si $P < P_{\text{sat}}(T)$, le système à l'équilibre ne contient que de la vapeur, qualifiée de « vapeur sèche » ;
- si $P = P_{\text{sat}}(T)$, le système à l'équilibre contient à la fois du liquide et de la vapeur ;
- si $P > P_{\text{sat}}(T)$, le système à l'équilibre ne contient que du liquide.

On ne peut donc pas observer de vapeur sèche pour une pression supérieure à la pression de

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

vapeur saturante.

Exemple

On introduit dans une enceinte de volume V une masse $m = 100$ g d'eau liquide. L'enceinte est maintenue à la température $T = 423$ K, température à laquelle la pression de vapeur saturante de l'eau est $P_{\text{sat}} = 4,76$ bar. On veut déterminer l'état d'équilibre atteint par l'eau pour $V = V_1 = 50$ L, puis pour $V = V_2 = 1$ L.

On fait l'hypothèse que la vapeur d'eau se comporte comme un gaz parfait. Le volume massique de l'eau liquide à la température de l'expérience est $v_L = 1,09 \cdot 10^{-3} \text{ m}^3 \cdot \text{kg}^{-1}$. La masse molaire de l'eau est $M_{\text{eau}} = 18,0 \cdot 10^{-3} \text{ kg} \cdot \text{mol}^{-1}$.

On se sait pas *a priori* si dans le système à l'état final l'eau est sous forme liquide uniquement, à la fois sous forme liquide et vapeur ou bien sous forme vapeur uniquement. On commence par supposer qu'il n'y a que de la vapeur. La pression est alors donnée par la formule des gaz parfaits :

$$P = \frac{mRT}{M_{\text{eau}}V}.$$

- pour $V = V_1$ cette formule donne : $P_1 = \frac{0,100 \times 8,314}{0,018 \cdot 10^{-3}} = 3,9 \cdot 10^5 \text{ Pa} = 3,9 \text{ bar}$. Cette valeur étant inférieure à P_{sat} , l'hypothèse d'une vapeur sèche est confirmée ;
- pour $V = V_2$ cette formule donne : $P_2 = 195 \text{ bar}$, valeur supérieure à P_{sat} , ce qui est impossible. L'hypothèse d'une vapeur sèche est donc fausse. Le système est diphasé dans l'état final et $P_2 = P_{\text{sat}}$.

Pour connaître complètement l'état d'équilibre du système dans le deuxième cas, il faut calculer le titre massique en vapeur x_G .

La masse de liquide dans le système est $m_L = (1 - x_G)m$, et son volume $V_L = m_L v_L = (1 - x_G)mv_L$.

Le volume de la vapeur est ainsi $V_G = V_2 - V_L = V_2 - (1 - x_G)mv_L$. La masse de vapeur est $m_G = x_G m$, donc l'équation des gaz parfaits s'écrit :

$$P_{\text{sat}} V_G = \frac{m_G RT}{M} \quad \text{soit} \quad P_{\text{sat}} (V - (1 - x_G)mv_L) = \frac{x_G m RT}{M_{\text{eau}}}.$$

On en tire :

$$x_G = \frac{V_2 - mv_L}{\frac{mRT}{M_{\text{eau}} P_{\text{sat}}} - mv_L} = 0,22.$$

Conclusion : pour $V = V_2$ le système à l'équilibre est composé de $m_G = 22$ g de vapeur d'eau et $m_L = 78$ g d'eau liquide.

7.2 Variation de P_{sat} avec T

Comme on le voit sur la figure 22.14, P_{sat} est une fonction croissante de la température.

Pour l'eau, il existe des formules semi-empiriques ou approchées donnant la pression de P_{sat} en fonction de T :

- la formule de Duperray, qui est valable sur un large domaine de température :

$$\ln P_{\text{sat}} = A - \frac{B}{T} - C \ln T \quad \text{où } A, B \text{ et } C \text{ sont des constantes ;}$$

- la formule de Duperray ci-dessous, dans laquelle θ est la température en $^{\circ}\text{C}$ et qui est valable seulement autour de 100°C :

$$P_{\text{sat}} = P_0 \left(\frac{\theta}{\theta_0} \right)^4 \quad \text{avec } P_0 = 1 \text{ bar et } \theta_0 = 100^{\circ}\text{C}.$$

7.3 Température d'ébullition

On appelle **température d'ébullition** sous la pression P la température $T_{eb}(P)$ telle que :

$$P_{\text{sat}}(T_{eb}(P)) = P.$$

La température d'ébullition est une fonction croissante de la pression.

Exemple

La température d'ébullition de l'eau à la pression $P_0 = 1,0$ bar est $\theta_{eb,0} = 100^{\circ}\text{C}$. En altitude, la pression atmosphérique est notablement plus faible que P_0 . La température d'ébullition est donc inférieure à celle observée au niveau de la mer. À 5 000 m la pression n'est plus que $P = 0,7$ bar en moyenne et, d'après la formule de Duperray, sous cette pression la température d'ébullition est : $\theta_{eb} = \theta_{eb,0} \left(\frac{P}{P_0} \right)^{\frac{1}{4}} \simeq 90^{\circ}\text{C}$. Ceci n'est pas sans conséquence : en altitude, il faut plus de temps pour cuire un aliment dans l'eau bouillante car la température de l'eau est plus faible !

7.4 Diagramme de Clapeyron

Sur la figure 22.8 page 765, on a observé les isothermes d'un gaz réel dans le diagramme de Clapeyron pour des températures T supérieures à la température critique T_C . On s'intéresse maintenant aux isothermes pour des températures inférieures à T_C .

En dessous de la température critique on peut avoir deux phases fluides, liquide et vapeur. La figure 22.15 montre des isothermes obtenues expérimentalement pour l'hexafluorure de soufre SF_6 . On observe sur ces isothermes des paliers horizontaux correspondant à l'existence simultanée, dans la cellule expérimentale, de liquide et de vapeur. De telles isothermes portent le nom d'**isothermes d'Andrews**. L'ordonnée du palier est la pression de vapeur saturante $P_{\text{sat}}(T_0)$ à la température T_0 de l'isotherme.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

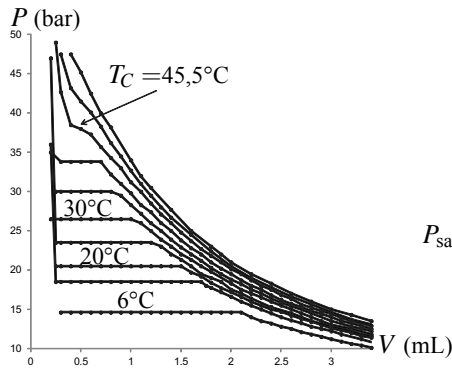


Figure 22.15 – Diagramme de Clapeyron expérimental de SF₆

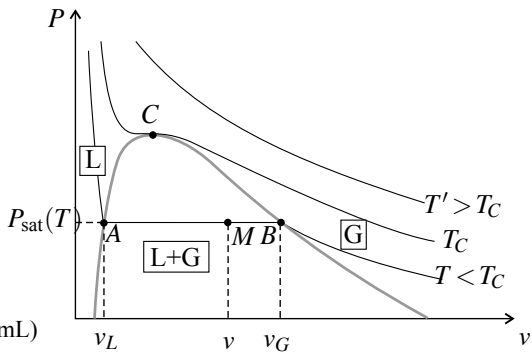


Figure 22.16 – Diagramme de Clapeyron ($P > P_r$ et $T > T_r$).

La figure 22.16 représente l'allure globale du diagramme. Les points A et B aux extrémités de ces paliers forment une courbe en forme de cloche (en gris sur la figure 22.16), appelée **courbe de saturation**, qui délimite le domaine d'existence simultanée de liquide et de gaz (domaine L+G sur la figure). La partie de la courbe de saturation située à gauche de C, de forte pente positive, s'appelle la **courbe d'ébullition**. La partie située à droite de C de pente négative moins importante est la **courbe de rosée**.

De l'autre côté de la courbe de saturation par rapport au domaine L+G on trouve :

- du côté des petits volumes massiques le domaine où le liquide existe seul (domaine L sur la figure) ;
- du côté des grands volumes massiques le domaine où le gaz existe seul (domaine G sur la figure).

Remarque

On constate sur le diagramme expérimental de la figure 22.15 que les isothermes sont beaucoup plus pentues dans la zone du liquide que dans la zone du gaz. Ceci montre qu'il est beaucoup plus difficile de comprimer un liquide qu'un gaz.

7.5 Composition du mélange liquide-gaz

On considère, à la température T et à la pression $P_{\text{sat}}(T)$, un échantillon de corps pur contenant du liquide et du gaz. Ce système est représenté par le point M sur le diagramme de Clapeyron (voir figure 22.16). L'abscisse de M est le volume massique v de l'échantillon.

Pour connaître l'état du système il faut connaître les titres molaires ou massiques (ici identiques) x_L et x_G respectifs des phases liquide et gaz. On va voir que la position du point M sur le palier de liquéfaction AB donne ce renseignement.

On peut d'abord remarquer que si M est en A, c'est-à-dire sur la frontière avec le domaine du liquide seul, $x_L = 1$ et $x_G = 0$. On a du liquide en équilibre avec une quantité infinitésimale de

vapeur, ce que l'on appelle du **liquide saturant seul**. Le volume massique du liquide saturant seul, noté v_L , se lit à l'abscisse du point A (voir figure 22.16).

De même, si M est en B , $x_L = 0$ et $x_G = 1$. On a de la vapeur en équilibre avec une quantité infinitésimale de liquide, ce que l'on appelle de la **vapeur saturante seule**. Le volume massique de la vapeur saturante seule, noté v_G , se lit à l'abscisse du point B (voir figure 22.16).

Le liquide contenu dans le système a pour volume massique v_L et le gaz a pour volume massique v_G . Ainsi, le volume total du système est : $V = m_L v_L + m_G v_G = m x_L v_L + m x_G v_G$. On a aussi : $V = m v$. Il vient donc : $v = x_L v_L + x_G v_G$ soit :

$$v = (1 - x_G) v_L + x_G v_G.$$

On en déduit que :

$$x_G = \frac{v - v_L}{v_G - v_L} = \frac{AM}{AB} \quad \text{et} \quad x_L = 1 - x_G = \frac{v_G - v}{v_G - v_L} = \frac{MB}{AB}.$$

Ainsi, plus le point M est près de B (respectivement de A) plus il y a de gaz (respectivement de liquide) dans le système.

Exemple

On reprend l'exemple de la page 776 mais on ne fait plus l'hypothèse que la vapeur est un gaz parfait. On donne la valeur tabulée du volume massique de la vapeur saturante à la température $T = 423 \text{ K}$: $v_G = 0,393 \text{ m}^3 \cdot \text{kg}^{-1}$. Le volume massique de l'eau liquide à cette température est $v_L = 1,09 \cdot 10^{-3} \text{ m}^3 \cdot \text{kg}^{-1}$.

On cherche la nature de l'état final quand on met dans une enceinte vide, maintenue à 423 K, de volume variable V une masse $m = 100 \text{ g}$ d'eau liquide. Dans un premier cas $V = V_1 = 50 \text{ L}$, dans un deuxième cas $V = V_2 = 1 \text{ L}$.

Pour répondre à la question on calcule le volume massique du système :

- dans le premier cas : $v_1 = \frac{V_1}{m} = \frac{50 \cdot 10^{-3}}{0,100} = 0,50 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$;
- dans le deuxième cas : $v_2 = \frac{V_2}{m} = \frac{1,0 \cdot 10^{-3}}{0,100} = 0,010 \text{ kg} \cdot \text{m}^{-3}$.

On a : $v_L < v_2 < v_G < v_1$. Donc dans le premier cas le système à l'équilibre ne comporte que de la vapeur et dans le deuxième cas il comporte les deux phases. On obtient le titre massique de la phase vapeur en appliquant la formule trouvée ci-dessus :

$$x_G = \frac{v_2 - v_L}{v_G - v_L} = \frac{0,010 - 0,001}{0,393 - 0,001} = 0,23.$$

Remarque : en supposant que la vapeur se comporte comme un gaz parfait, on calcule, à 423 K le volume massique :

$$v_{G, \text{gaz parfait}} = \frac{RT}{M_{\text{eau}} P_{\text{sat}}} = \frac{8,314 \times 423}{0,018 \times 4,76 \cdot 10^5} = 0,410 \text{ m}^3 \cdot \text{kg}^{-1},$$

valeur différant de 4% de la valeur tabulée.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

7.6 Point critique

Sur la figure 22.16 les courbes d'ébullition et de rosée se rejoignent au **point critique C** qui est le sommet de la courbe de saturation. L'abscisse de ce point dans le diagramme de Clapeyron est le **volume massique critique** v_C . À la température T_C , les volumes massiques v_L et v_G se rejoignent, il n'y a plus de différence entre les propriétés du liquide et de la vapeur.

Il faut donc prendre garde avant de dire qu'un liquide a une masse volumique très supérieure à celle de sa vapeur. Cela n'est vrai que si la température est très inférieure à la température critique.

Expérience

On dispose de trois tubes numérotés de (1) à (3), de même volume constant mais contenant des masses différentes d'un même corps : $m_1 > m_2 > m_3$ soit $v_1 < v_2 < v_3$. La masse m_2 est choisie de manière à ce que le volume massique v_2 soit égal au volume massique critique v_C .

Initialement ces tubes sont à la température T_0 comprise entre T_{Tr} et T_C (voir figure 22.17). Les points représentatifs apparaissent sur le diagramme de la figure 22.18. Au départ, il y a plus de liquide que de gaz dans le tube (1), à peu près autant de liquide et de gaz dans le tube (2) et plus de gaz dans le tube (3).

On chauffe doucement les trois tubes qui évoluent à volume massique constant, puisque la masse et le volume de chaque tube sont constants. Les évolutions sont représentées par des droites verticales.

Tube 1 : le point représentatif se rapproche de la courbe d'ébullition. La quantité de gaz diminue donc le ménisque de séparation liquide/gaz monte jusqu'à disparition complète du gaz.

Tube 2 (mélange critique) : le point représentatif reste à peu près à même distance des deux courbes de saturation donc le ménisque ne bouge pas. Lorsque la température atteint T_C , le système passe dans l'état de fluide supercritique, il n'y plus de différence entre liquide et gaz et le ménisque disparaît brusquement.

Tube 3 : le point représentatif se rapproche de la courbe de rosée. La quantité de liquide diminue, donc le ménisque descend jusqu'à disparition complète du liquide.

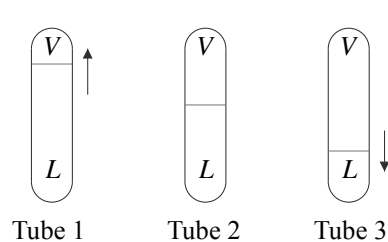


Figure 22.17 – Tubes de Natterer.

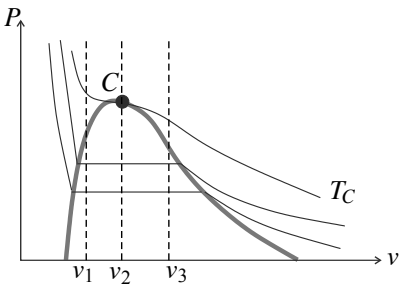


Figure 22.18 – Évolution des tubes de Natterer.

En fait, l'expérience est plus spectaculaire lorsqu'ayant réalisé ce qui précède, on laisse les tubes se refroidir à l'air libre, c'est-à-dire lentement. En ce qui concerne les tubes (1) et (3), il y a peu de changement si ce n'est l'évolution inverse des ménisques. En revanche dans le tube (2) on assiste au phénomène d'*opalescence critique* lorsque le point représentatif passe le point critique. Alors que pour une température supérieure à T_C le corps est translucide et qu'il n'y a pas de ménisque, au passage du point critique le corps devient « opaque » puis, juste après, lorsqu'il redevient translucide, le ménisque réapparaît exactement où il était auparavant.

7.7 Le stockage des fluides

Le point critique joue un rôle important dans le choix des conditions de stockage des fluides. Quand le fluide a sa température critique T_C inférieure à la température ambiante, la « bouteille de gaz » contient un fluide supercritique, sous pression élevée, pour réduire l'encombrement. C'est le cas avec N_2 (de température critique $\theta_{C,N_2} = -147^\circ C$), ou H_2 (de température critique $\theta_{C,H_2} = -240^\circ C$).

D'autres fluides tels NH_3 (de température critique $\theta_{C,NH_3} = 132^\circ C$) ou Cl_2 (de température critique $\theta_{C,Cl_2} = 144^\circ C$) ont leur température critique supérieure à la température de stockage. On a intérêt à stocker ces fluides sous pression élevée et sous forme de liquide en équilibre avec sa vapeur pour minimiser l'encombrement. Cependant, en cas d'échauffement accidentel de la bouteille, le fluide stocké évolue à volume massique constant, donc le long d'une verticale sur le diagramme de Clapeyron (voir figure 22.19), d'une isotherme T à une isotherme $T' > T$.

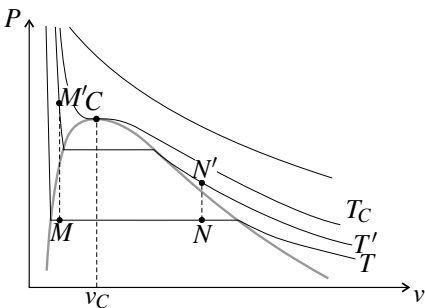


Figure 22.19 – Stockage d'un fluide.

Si le point du diagramme correspondant aux conditions de stockage se trouve à gauche du point critique (point M), cet échauffement peut amener le système dans le domaine du liquide où les isothermes sont très pentues, provoquant une augmentation considérable de la pression. Si le point de stockage se trouve à droite du point critique (point N), l'échauffement conduit le système dans la zone du gaz provoquant une augmentation de pression bien plus faible.

Il est très important que le volume massique du fluide stocké soit supérieur au volume massique critique v_C .

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- ordre de grandeur du nombre d'Avogadro
- définition des échelles microscopique, mésoscopique et macroscopique
- équation d'état des gaz parfaits
- équation d'état d'une phase condensée incompressible et indilatable
- ordres de grandeur des volumes massiques et molaires
- première loi de Joule pour le gaz parfait
- $U_m = U_m(T)$ pour une phase condensée incompressible et indilatable
- diagramme d'Amagat
- diagramme de Clapeyron
- diagramme de phases (P, T)
- condition d'équilibre de diffusion entre deux phases
- problématique du stockage des fluides

SAVOIR-FAIRE

- reconnaître un système fermé
- déterminer le caractère extensif ou intensif d'une grandeur
- appliquer la condition d'équilibre mécanique
- appliquer la condition d'équilibre thermique
- comparer le comportement d'un gaz réel au modèle du gaz parfait dans le diagramme d'Amagat ou de Clapeyron
- analyser un diagramme de phases (P, T)
- analyser le diagramme (P, v) pour l'équilibre liquide-gaz
- calculer le titre massique en vapeur

MOTS-CLÉS

- | | | |
|---|---|-------------------------------------|
| • phase condensée | • gaz parfait | • changement d'état |
| • phase fluide | • énergie interne | • point triple |
| • macroscopique, mésosco-
pique, microscopique | • capacité thermique à vo-
lume constant | • point critique |
| • agitation thermique | • diagramme d'Amagat | • pression de vapeur satu-
rante |
| • pression | • diagramme de Clapeyron | • stockage des fluides |
| • température | • incompressible | |

S'ENTRAÎNER

22.1 Pression de pneumatiques (★)

En hiver, par une température extérieure de -10°C , un automobiliste règle la pression de ses pneus à $p_1 = 2 \text{ atm}$, pression préconisée par le constructeur. Cette valeur est affichée sur un manomètre qui mesure l'écart entre la pression des pneumatiques et la pression atmosphérique. On rappelle que $1 \text{ atm} = 1,013 \cdot 10^5 \text{ Pa}$.

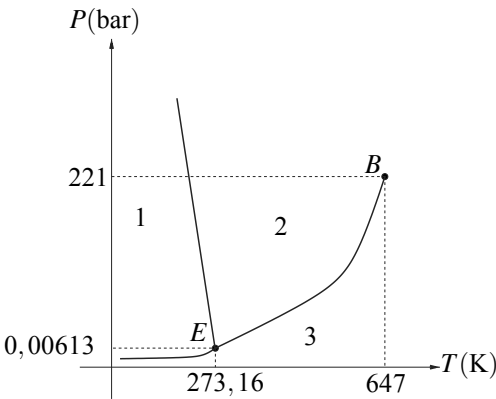
- 1. Quelle serait l'indication p_2 du manomètre en été à 30°C ? On suppose que le volume des pneus ne varie pas et qu'il n'y aucune fuite au niveau de ce dernier.
- 2. Calculer la variation relative de pression due au changement de température. Conclure

22.2 Questions qualitatives sur les changements d'état (★)

- 1. Dans une centrale nucléaire à REP (réacteur à eau pressurisée) le circuit primaire contient de l'eau liquide dont la température varie entre 286°C en entrée de la cuve du réacteur et 323°C en sortie de cuve. En utilisant un document du cours, déterminer si la pression est de $1,55 \text{ bar}$, $15,5 \text{ bar}$ ou 155 bar .
- 2. Pourquoi les patins glissent-ils sur la glace ?
- 3. On remplit à moitié une bouteille d'eau minérale en plastique avec de l'eau chaude, puis on la ferme bien. Que se passe-t-il quand la bouteille refroidit ? Pourquoi ?

22.3 Étude de quelques transformations d'un corps (★)

Dans cet exercice, on s'intéresse à l'eau dont le diagramme des phases est donné par :



- 1. Reproduire ce diagramme et le compléter en donnant les domaines d'existence des différentes phases et en définissant les points caractéristiques.
- 2. Définir la pression de vapeur saturante et préciser de quel(s) paramètre(s) elle dépend.
- 3. Comment appelle-t-on le passage de la vapeur au liquide ?
- 4. Représenter le diagramme donnant la pression en fonction du volume pour la transformation correspondante. On définira les domaines et on tracera les courbes de rosée et d'ébullition.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

5. Soit une enceinte cylindrique diathermane de volume initial V , ce volume pouvant être modifié en déplaçant sans frottement un piston. L'ensemble est maintenu sous la pression atmosphérique à la température $T = 373 \text{ K}$. A cette température la pression de vapeur saturante vaut 1,0 bar. La vapeur d'eau sèche et saturante sera considérée comme un gaz parfait. On néglige le volume occupé par la phase liquide devant le volume occupé par la vapeur, ainsi le volume de la phase gazeuse est égal au volume total de l'enceinte. Le cylindre étant initialement vide, on introduit, piston bloqué, une masse m d'eau. Déterminer la masse maximale $m_{\max}$ d'eau qu'on peut introduire pour que l'eau soit entièrement sous forme vapeur. On donnera sa valeur en fonction de R , T , V , P_s la pression de vapeur saturante et M_{eau} la masse molaire de l'eau.

6. On considère que la masse d'eau introduite est inférieure à $m_{\max}$. Dans quel état se trouve l'eau ?

7. Pour obtenir l'équilibre entre les phases liquide et vapeur de l'eau, faut-il augmenter ou diminuer le volume ?

Déterminer le volume limite $V_{\lim}$ à partir duquel on a cet équilibre.

8. La masse m d'eau introduite est telle qu'on a l'équilibre entre les phases liquide et vapeur. Déterminer la fraction massique d'eau sous forme vapeur.

APPROFONDIR

22.4 Équilibre d'un piston (★)

Un cylindre vertical fermé aux deux bouts est séparé en deux compartiments égaux par un piston homogène, se déplaçant sans frottement. La masse du piston par unité de surface est $\sigma = 1360 \text{ kg.m}^{-2}$. Les deux compartiments contiennent un gaz parfait à la température $t_1 = 0^\circ \text{C}$. La pression qui règne dans le compartiment supérieur est égale à $P_H = 0,133 \text{ bar}$. L'intensité de la pesanteur est $g = 10 \text{ m.s}^{-2}$.

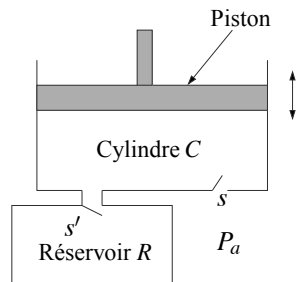
1. En écrivant que le piston est à l'équilibre, déterminer la pression, en bars, du gaz dans le compartiment du bas.

2. On porte les deux compartiments à $t_2 = 100^\circ \text{C}$. De combien se déplace le piston ?

22.5 Étude d'un compresseur (★★)

Un compresseur est constitué de la façon suivante : un piston se déplace dans un cylindre C qui communique par des soupapes s et s' respectivement avec l'atmosphère (pression P_a) et avec le réservoir R contenant l'air comprimé. Le réservoir R contient initialement de l'air considéré comme gaz parfait à la pression $P_0 \geq P_a$.

Le volume du réservoir R , canalisations comprises, est V . Le volume offert au gaz dans C varie entre un volume maximum V_M et un volume minimum V_m , volume nuisible résultant de la nécessité d'allouer un certain espace à la soupape s .



- La soupape s s'ouvre lorsque la pression atmosphérique P_a devient supérieure à la pression dans le cylindre C et se ferme pendant la descente du piston.
- La soupape s' s'ouvre lorsque la pression du gaz dans le cylindre devient supérieure à celle du gaz dans le réservoir C et se ferme pendant la montée du piston.

Au départ, le piston est dans sa position la plus haute ($V = V_M$), s' est fermée, s est ouverte et le volume V_M est rempli d'air à la pression P_a .

1. a. En supposant que le piston se déplace assez lentement pour que l'air reste à température constante, calculer le volume V'_1 pour lequel s' s'ouvre, en fonction de P_0 , P_a et V_M .
b. Calculer la pression P_1 dans le réservoir R après le premier aller et retour.
c. En écrivant une condition sur V'_1 , calculer la valeur P_{max} au-dessus de laquelle la pression ne peut pas monter dans le réservoir.
2. Calculer la pression P_n dans le réservoir R après n allers et retours du piston.
3. Donner la valeur limite de P_n quand $n \gg 1$. Comparer cette limite avec P_{max} .
4. Calculer P_1 et P_{max} avec $V = 5,0 \text{ L}$, $V_M = 0,25 \text{ L}$, $V_m = 10 \text{ cm}^3$, $P_0 = P_a = 1,0 \text{ bar}$.

22.6 Énergie interne d'un gaz - Gaz réel ou parfait ? (★★)

Les valeurs expérimentales de l'énergie interne massique de la vapeur en $\text{kJ} \cdot \text{kg}^{-1}$ d'eau sont les suivantes :

$T \text{ (K)}$	523	573	623	673
à $P = 10 \text{ bars}$	2711	2793	2874	2956
à $P = 20 \text{ bars}$	2683	2773	2859	2944

1. Tracer les courbes donnant l'énergie interne en fonction de la température.
2. A-t-on un gaz parfait ? Justifier.
3. Comparer la capacité thermique à volume constant à celle d'un gaz parfait monoatomique.

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

CORRIGÉS

22.1 Pression de pneumatiques

1. En considérant le gaz à l'intérieur comme parfait et le volume constant, on a $\frac{P_1}{T_1} = \frac{nR}{V_1} = \frac{nR}{V_2} = \frac{P_2}{T_2}$ avec $P_1 = P_0 + p_1$ et $P_2 = P_0 + p_2$. On en déduit $p_2 = \frac{T_2}{T_1} (P_0 + p_1) - P_0$ soit 2,5 atm.
2. $\Delta p = 0,50$ atm soit 20 % qui est supérieur à l'écart maximal toléré dont il faut changer la pression en fonction de la saison.

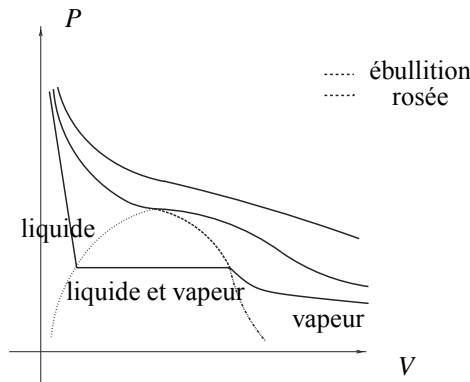
22.2 Questions qualitatives sur les changements d'état

1. D'après le diagramme d'équilibre de l'eau représenté sur la figure 22.10, page 771, pour que l'eau soit liquide à une température voisine de 300°C, il faut que la pression soit de l'ordre de 1.10^7 Pa. La réponse est donc 155 bar.
2. Sous les patins à glace la pression est plus forte que la pression atmosphérique. Elle est augmentée du rapport du poids du patineur divisé par la surface de contact des patins. À cause de la pente négative de la courbe d'équilibre liquide-solide dans le diagramme (P, T) de l'eau (voir figure 22.12, page 772), une augmentation de pression peut faire passer le point représentant l'état de l'eau de la zone du solide à la zone du liquide. Ainsi la glace fond sous les patins.
3. Quand elle refroidit, la bouteille est écrasée par la pression atmosphérique parce que sa pression interne diminue et devient fortement inférieure à la pression atmosphérique. Il y a deux raisons pour cela :
- d'après la loi des gaz parfaits, la pression diminue si la température diminue ;
 - la quantité d'eau dans la phase gazeuse à l'intérieur de la bouteille diminue parce qu'elle est fixée par la condition d'équilibre : $P_{\text{eau}} = \frac{n_{\text{eau}}RT}{V} = P_{\text{sat}}(T)$ et que $P_{\text{sat}}(T)$ diminue fortement avec la température.

22.3 Étude de quelques transformations d'un corps

1. Le domaine (1) est le domaine de stabilité de la phase solide, (2) celui de la phase liquide et (3) celui de la phase gazeuse. Le point (B) est le point critique au-delà duquel on ne distingue plus les phases liquide et vapeur : on a une phase fluide.
- Le point (E) est le point triple, en ce point coexistent les trois phases.
2. La pression de vapeur saturante est la pression d'équilibre entre la phase gazeuse et la phase liquide à une température donnée ; elle ne dépend que de la température.
3. Le passage de la vapeur au liquide s'appelle liquéfaction.

4. Le diagramme demandé est le suivant :



5. Les vapeurs étant considérées comme des gaz parfaits, on peut écrire $P_s V = n_{\max} RT$. On en déduit $m_{\max} = \frac{M_{\text{eau}} P_s V}{RT}$.
6. Si $m < m_{\max}$, on a de la vapeur car cela correspond à $P < P_s$.
7. On n'a que du gaz si $P < P_s$ soit $V > V_{\text{lim}} = \frac{mRT}{M_{\text{eau}} P_s}$.
8. Le titre de vapeur est $x_{\text{vap}} = \frac{m_{\max}}{m} = \frac{M_{\text{eau}} P_s V}{mRT}$.

22.4 Équilibre d'un piston

On utilisera un indice B (respectivement H) pour les variables relatives au gaz du bas (respectivement au gaz du haut).

1. Les forces qui s'exercent sur le piston sont : son poids $m \vec{g}$, la force de pression exercée par le gaz du bas $\vec{F}_{p,B}$ dirigée vers le haut, et la force de pression exercée par le gaz du haut $\vec{F}_{p,H}$ dirigée vers le bas. On projette le principe fondamental de la dynamique à l'équilibre sur un axe vertical ascendant : $-mg + P_B S - P_H S = 0$, où S est la section du tube. La masse par unité de surface σ étant $\frac{m}{S}$, on obtient la relation cherchée :

$$P_B = P_H + \sigma g$$

L'application numérique donne :

$$P_B = \left(\frac{10}{76} 1,013 \cdot 10^5 + 13600 \right) \text{ Pa} = 0,269 \text{ bar}.$$

2. On cherche à déterminer la pression finale dans le compartiment du haut, ce qui permettra de déterminer le volume final de ce compartiment et donc le déplacement du piston. Le volume total, noté V , se conserve.

Pour le système gaz du haut (nombre de moles n_H) :

Etat initial	$\left \begin{array}{l} P_H = P_1 \\ V_H = \frac{V}{2} \\ T_H = 273 \text{ K} \end{array} \right $	Etat final	$\left \begin{array}{l} P'_H \\ V'_H \\ T'_H = 373 \text{ K} \end{array} \right $
--------------	---	------------	--

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE

Pour le système gaz du bas (nombre de moles n_B) :

$$\begin{array}{c|c} \text{Etat initial} & \begin{array}{l} P_B = P_1 + \sigma g \\ V_B = \frac{V}{2} \\ T_B = 273 \text{ K} \end{array} \\ \hline \text{Etat final} & \begin{array}{l} P'_B \\ V'_B \\ T'_B = 373 \text{ K} \end{array} \end{array}$$

L'équilibre du piston entraîne : $P'_B = P'_H + \sigma g$.

L'équation du gaz parfait donne, pour le gaz H :

$$n_H R = \frac{P_1 V_H}{T_1} = \frac{P'_H V'_H}{T_2} \quad \text{donc} \quad V'_H = \frac{T_2}{T_1} \frac{P_1}{P'_H} V_H$$

et pour le gaz B :

$$n_B R = \frac{(P_1 + \sigma g) V_B}{T_1} = \frac{(P'_H + \sigma g) V'_B}{T_2} \quad \text{donc} \quad V'_B = \frac{T_2}{T_1} \frac{P_1 + \sigma g}{P'_H + \sigma g} V_B$$

La conservation du volume entraîne : $V = V_H + V_B = V'_H + V'_B$ soit $2V_H = V'_H + V'_B$. On remplace V'_H et V'_B par les expressions obtenues plus haut :

$$2V_H = \frac{T_2 P_1}{T_1 P'_H} V_H + \frac{T_2}{T_1} \frac{P_1 + \sigma g}{P'_H + \sigma g} V_H$$

La pression P'_H vérifie l'équation du second degré :

$$2 \frac{T_1}{T_2} P'^2_H + P'_H \left(2 \frac{T_1}{T_2} \sigma g - 2P_1 - \sigma g \right) - P_1 \sigma g = 0$$

La seule solution positive est $P'_H = 1,99 \cdot 10^4 \text{ Pa}$.

Pour calculer le rapport $\frac{h'}{h}$ des hauteurs du piston dans l'état final et dans l'état initial, il suffit d'écrire :

$$\frac{h'}{h} = \frac{V'_H}{V_H} = \frac{P_1 T_2}{P'_H T_1} = 0,9$$

Le piston monte de donc de $0,1h$.

22.5 Étude d'un compresseur

1. a. Initialement le piston est en haut. Lorsqu'il commence sa descente, la soupape s se ferme. Le système considéré est donc le gaz dans le cylindre de pression P , jusqu'à l'ouverture de s' pour V'_1 et $P = P_0$.

$$\begin{array}{c|c} \text{Etat initial} & \begin{array}{l} P = P_a \\ V = V_M \\ T \\ n_C \end{array} \\ \hline \text{Etat final} & \begin{array}{l} P = P_0 \\ V = V'_1 \\ T \\ n_C \end{array} \end{array}$$

On applique l'équation du gaz parfait pour trouver V'_1 :

$$V'_1 = \frac{P_a V_M}{P_0}$$

b. La soupape s' étant ouverte, le système est constitué du gaz dans le cylindre et du gaz dans le réservoir. L'état final est obtenu lorsque le piston est au fond du cylindre.

Etat initial	$\begin{vmatrix} P_0 \\ V_1' + V \\ T \\ n_C + n_R \end{vmatrix}$	Etat final	$\begin{vmatrix} P_1 \\ V_m + V \\ T \\ n_C + n_R \end{vmatrix}$
--------------	---	------------	--

On applique de nouveau l'équation du gaz parfait :

$$(n_C + n_R)RT = P_1(V + V_m) = P_0(V + V_1')$$

En utilisant la relation $P_0V_1' = P_aV_M$, on obtient :

$$P_1 = P_a \frac{V_M}{V + V_m} + P_0 \frac{V}{V + V_m} \tag{22.6}$$

c. Pour que la soupape s' s'ouvre, il faut que le volume V_1' soit atteint avant que le piston ne soit complètement descendu, donc que : $V_1' \geq V_m$. On en déduit : $P_0 \leq P_{\max}$ avec $P_{\max} = P_a \frac{V_M}{V_m}$.

2. Pour les allers et retours suivants le raisonnement est semblable. Pour obtenir la pression P_2 , il suffit de remplacer P_0 par P_1 , dans l'expression (22.6) :

$$P_2 = P_a \frac{V_M}{V + V_m} + P_1 \frac{V}{V + V_m}$$

On remplace P_1 par son expression :

$$P_2 = P_a \left(\frac{V_M}{V + V_m} + \left(\frac{V_M}{V + V_m} \right)^2 \right) + P_0 \left(\frac{V}{V + V_m} \right)^2$$

On voit apparaître la formule de récurrence suivante :

$$P_n = P_a \sum_{i=1}^n \left(\frac{V_M}{V + V_m} \right)^i + P_0 \left(\frac{V}{V + V_m} \right)^n = P_a \frac{1 - \left(\frac{V_M}{V + V_m} \right)^n}{1 - \left(\frac{V_M}{V + V_m} \right)} + P_0 \left(\frac{V}{V + V_m} \right)^n$$

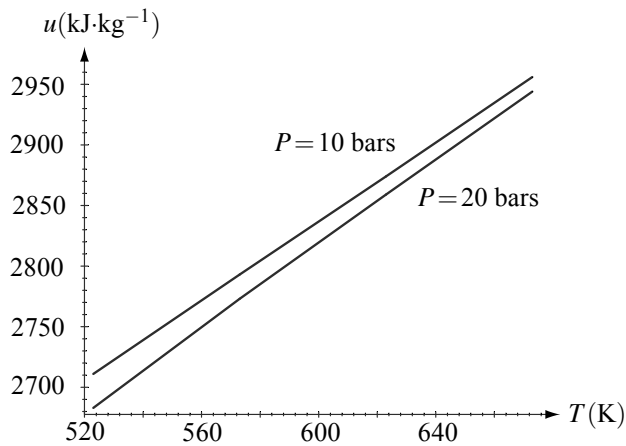
La limite pour n très grand donne : $\lim_{n \rightarrow \infty} P_n = P_a \frac{1}{1 - \frac{V_M}{V + V_m}} = P_{\max}$.

3. Applications numériques : $P_1 = 1,05$ bar et $P_{\max} = 25$ bar.

22.6 Énergie interne d'un gaz - Gaz réel ou parfait ?

1. En traçant l'énergie interne massique en fonction de la température pour les deux pressions on obtient les courbes suivantes :

CHAPITRE 22 – SYSTÈME THERMODYNAMIQUE À L'ÉQUILIBRE



2. La variation d'énergie interne est proportionnelle à celle de la température du fait qu'on a une droite mais les deux courbes ne sont pas confondues donc l'énergie interne dépend de la pression. Le gaz n'est pas parfait : il faut tenir compte des interactions entre molécules.
3. Le calcul des pentes donne $28 \text{ J}\cdot\text{mol}^{-1}$ pour $P = 10 \text{ bars}$ et $29 \text{ J}\cdot\text{mol}^{-1}$ pour $P = 20 \text{ bars}$. Ce sont les valeurs des capacités thermiques. Dans le cas d'un gaz parfait monoatomique, on aurait $\frac{3}{2}R = 12,5 \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{mol}^{-1}$. On a donc une pente plus élevée du fait des vibrations et des rotations.

Énergie échangée par un système au cours d'une transformation

23

La thermodynamique des systèmes à l'équilibre s'intéresse à des transformations d'un système thermodynamique d'un état d'équilibre à un autre. Dans ce chapitre on va définir différents types de transformations. On va ensuite s'intéresser aux deux types d'échanges d'énergie que le système peut avoir avec l'extérieur au cours d'une transformation : le travail et le transfert thermique.

1 Transformation thermodynamique

1.1 Transformation, état initial, état final

On appelle **transformation thermodynamique** le passage d'un système thermodynamique d'un état d'équilibre, appelé **état initial**, à un nouvel état d'équilibre, appelé **état final**.

Lorsqu'on étudie une transformation thermodynamique il faut toujours bien préciser le système Σ considéré. Celui-ci devra toujours être un **système fermé**.

Pour provoquer la transformation d'un système Σ il faut imposer à Σ une modification d'une de ses variables d'état ou bien changer les conditions extérieures. On met ainsi le système hors d'équilibre et il évolue vers un nouvel état d'équilibre.

On connaît toujours l'état d'équilibre initial. Comment détermine-t-on l'état d'équilibre final ?

On obtient des renseignements sur les variables d'état finales en appliquant :

- la condition d'équilibre mécanique ;
- la condition d'équilibre thermique (sauf si la transformation est trop rapide pour qu'il s'établisse, voir paragraphe 3) ;

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D’UNE TRANSFORMATION

- la condition d’équilibre de diffusion dans le cas d’un système diphasé ;
- les équations d’état des différentes phases existant dans le système.

Ces différents renseignements ne sont pas toujours suffisants. Il faut parfois utiliser d’autres informations concernant la transformation. Celle-ci peut avoir différentes propriétés que l’on va définir maintenant.

1.2 Différents types de transformations

a) Transformation isochore

Une transformation est **isochore** quand le volume du système est constant au cours de la transformation.

En notant V_i , V_f et V le volume du système respectivement dans l’état initial, dans l’état final et dans un état intermédiaire quelconque au cours de la transformation, on a : $V_i = V = V_f$.
Un système enfermé dans un récipient rigide indéformable subit des transformations obligatoirement isochores. Lorsque la transformation est isochore on connaît *a priori* le volume dans l’état final.

Exemple

Soit un échantillon de gaz dans l’état initial (T_i, P_i, V_i) enfermé dans un récipient indéformable. On peut le faire passer dans un état final $(T_f, P_f, V_f = V_i)$ de manière isochore en le plaçant dans un milieu extérieur à la température T_0 . La transformation est terminée quand l’équilibre thermique entre le gaz et l’extérieur est établi donc quand : $T_f = T_0$.

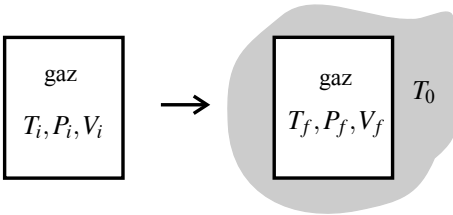


Figure 23.1 – Exemple de transformations isochore d’un échantillon de gaz. Le récipient indéformable impose un volume constant au gaz.

Si le gaz est parfait, on peut calculer la pression de l’état final P_f par la loi des gaz parfaits : $\frac{P_i V_i}{T_i} = \frac{P_f V_f}{T_f} = nR$, en notant n la quantité de gaz, d’où : $P_f = P_i \frac{T_f}{T_i} = P_i \frac{T_0}{T_i}$.

b) Transformation isobare

Une transformation est **isobare** quand la pression du système est définie tout au long de la transformation et garde une valeur constante.

En notant P_i , P_f et P la pression du système respectivement dans l'état initial, dans l'état final et dans un état intermédiaire quelconque au cours de la transformation, on a : $P_i = P = P_f$.

En pratique une transformation isobare est une transformation assez lente, dans laquelle on impose de l'extérieur sa pression au système.

Exemple

Soit un échantillon de gaz dans l'état initial (T_i, P_i, V_i) enfermé dans un récipient fermé par un piston sur lequel une force constante $\vec{F}$ s'exerce. On peut le faire passer dans un état final $(T_f, P_f = P_i, V_f)$ de manière isobare en le plaçant dans un milieu extérieur à la température T_0 . La transformation est terminée quand l'équilibre thermique entre le gaz et l'extérieur est établi donc quand : $T_f = T_0$.

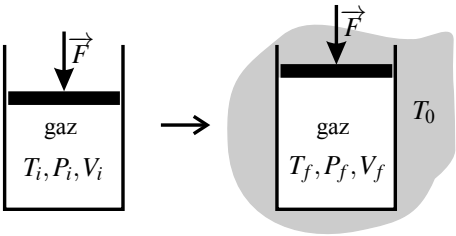


Figure 23.2 – Exemple de transformations isobare d'un échantillon de gaz.

L'équilibre mécanique du piston de surface S impose au gaz une pression

constante, $P_i = P = P_f = \frac{F}{S}$. Dans le cas représenté $T_f = T_0 > T_i$ donc $V_f > V_i$.

Si le gaz est parfait, on peut calculer le volume de l'état final V_f par l'équation d'état des gaz parfaits : $\frac{P_i V_i}{T_i} = \frac{P_f V_f}{T_f} = nR$, en notant n la quantité de gaz, d'où : $V_f = V_i \frac{T_f}{T_i} = V_i \frac{T_0}{T_i}$.

c) Transformation monobare

Une transformation **monobare** est une transformation au cours de laquelle la pression exercée par le milieu extérieur sur les parois mobiles du système garde une valeur P_0 constante :

$$P_{\text{ext}} = P_0.$$

Une transformation isobare est obligatoirement monobare si le système a une paroi mobile.

Exemple

La transformation représentée sur la figure 23.2 est monobare avec : $P_{\text{ext}} = \frac{F}{S}$.

Toute transformation d'un système en contact direct (ou bien par une paroi mobile) avec l'atmosphère, dont la pression P_{atm} est constante, subit une transformations monobare.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D’UNE TRANSFORMATION

d) Transformation isotherme

Une transformation est **isotherme** quand la température du système est définie tout au long de la transformation et garde une valeur constante.

En notant T_i , T_f et T la température du système respectivement dans l’état initial, dans l’état final et dans un état intermédiaire au cours de la transformation, on a : $T_i = T = T_f$.

Ces conditions sont très contraignantes et difficilement réalisables en pratique. La transformation isotherme est une transformation théorique idéale. On reviendra sur ce point dans le paragraphe 3.

e) Transformation monotherme

Une transformation **monotherme** est une transformation au cours de laquelle le milieu extérieur avec lequel le système échange de l’énergie par transfert thermique (voir paragraphe 3) a une température T_0 constante :

$$T_{\text{ext}} = T_0.$$

Une transformation isotherme est obligatoirement monotherme s’il y a un transfert thermique. Si le système est en contact thermique avec ce milieu extérieur dans l’état final, la condition d’équilibre thermique impose : $T_f = T_0$.

Exemple

Les transformations représentées sur les figures 23.1 et 23.2 sont monothermes. Au cours de ces transformations, la température du système n’est pas définie dans les états intermédiaires qui ne sont pas des états d’équilibre. Elle est définie seulement dans l’état initial et dans l’état final.

1.3 Influence du choix du système

Pour interpréter une expérience on a parfois le choix entre plusieurs systèmes possibles. Suivant le système choisi, la transformation n’a pas les mêmes propriétés.

Pour illustrer ceci on considère l’expérience représentée sur la figure 23.3 : une enceinte indéformable est séparée en deux compartiments par une cloison étanche et mobile. Dans l’état initial les deux compartiments contiennent des échantillons de gaz : les variables d’état initiales du gaz contenu dans le compartiment 1 sont (T_i, P_i, V_i, n) , pour le gaz contenu dans le compartiment 2 elles valent $(T_i, 2P_i, V_i, 2n)$ et une cale bloque la cloison mobile. On enlève la cale et on place l’enceinte dans un environnement à température T_0 . Quelles sont les variables d’état des gaz dans l’état d’équilibre final ?

Dans l’état final on doit avoir :

- équilibre thermique avec l’extérieur, donc les températures dans les deux compartiments sont : $T_{f1} = T_{f2} = T_0$;
- équilibre mécanique de la cloison mobile, donc des pressions égales dans les deux compartiments : $P_{f1} = P_{f2}$.

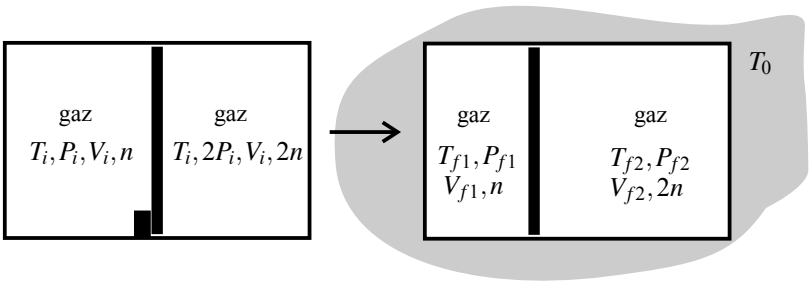


Figure 23.3 – Transformation d'un système composé.

Par ailleurs, le volume total de l'enceinte étant invariable, $V_{f1} + V_{f2} = 2V_i$.

Enfin l'équation d'état des gaz parfaits donne : $P_{f1}V_{f1} = nRT_{f1}$ et $P_{f2}V_{f2} = 2nRT_{f2}$. Étant donné que $T_{f1} = T_{f2}$ et $P_{f1} = P_{f2}$, ceci entraîne que : $V_{f2} = 2V_{f1}$.

On en déduit $V_{f1} = \frac{2}{3}V_i$ et $V_{f2} = \frac{4}{3}V_i$. Puis : $P_{f1} = P_{f2} = \frac{3}{2} \frac{nRT_0}{V_i}$.

Pour qualifier la transformation il faut préciser quel est le système considéré : soit le gaz contenu dans le compartiment 1 (système Σ_1), soit le gaz contenu dans le compartiment 2 (système Σ_2), soit tout ce qui se trouve à l'intérieur de l'enceinte (système Σ).

La transformation du système Σ est isochore et monotherme. Mais la transformation du système Σ_1 (ou Σ_2) n'a aucune propriété remarquable. Elle n'est pas monotherme car Σ_1 et Σ_2 peuvent *a priori* avoir un échange thermique à travers la paroi mobile qui les sépare (et ils n'ont pas des températures constantes). Toutefois, si cette paroi est suffisamment épaisse pour qu'on puisse négliger cet échange thermique (voir le paragraphe 3), les transformations de Σ_1 et Σ_2 sont monothermes.

2 Travail des forces de pression

Au cours d'une transformation, un système échange généralement de l'énergie avec l'extérieur. D'une manière générale :

Les échanges d'énergie d'un système sont toujours exprimés en valeur algébrique : ils sont positifs lorsque le système choisi reçoit de l'énergie et négatifs lorsqu'il en cède.

Dans ce paragraphe on s'intéresse à l'énergie reçue par un système grâce aux forces de pression. Cette énergie n'est autre que le **travail** (voir la partie *Mécanique*) de ces forces.

2.1 Expression générale du travail de la pression extérieure

a) Travail élémentaire des forces de pression dans le déplacement d'un piston

On considère dans ce paragraphe un fluide contenu dans un cylindre indéformable fermé par un piston mobile (voir figure 23.4). On prend pour système Σ l'ensemble { fluide + piston }.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D'UNE TRANSFORMATION

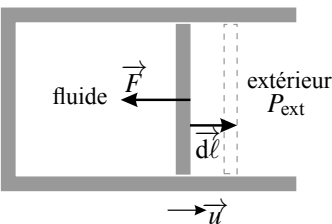


Figure 23.4 – Calcul du travail de la force de pression $\vec{F}$ s'exerçant sur le piston.

La pression P_{ext} régnant à l'extérieur du système applique au piston une force

$$\vec{F} = -P_{\text{ext}}S\vec{u},$$

où S est la surface du piston et $\vec{u}$ un vecteur unitaire perpendiculaire à la surface du piston dirigé de l'intérieur du système vers l'extérieur (voir figure 23.4). Pour un déplacement élémentaire du piston $d\vec{\ell} = d\ell\vec{u}$, le travail élémentaire de cette force s'écrit :

$$\delta W = \vec{F} \cdot d\vec{\ell} = (d\ell\vec{u}) \cdot (-P_{\text{ext}}S\vec{u}) = -P_{\text{ext}}Sd\ell.$$

Or $Sd\ell$ est le volume balayé par le piston dans son déplacement, et aussi la variation algébrique dV du volume V du système Σ (on se convainc facilement en observant la figure que $dV > 0$ pour $d\ell > 0$ et inversement). Ainsi :

$$\delta W = -P_{\text{ext}}dV. \tag{23.1}$$



Il est très important de bien respecter la notation. Le travail élémentaire se note δW avec un δ et non un d parce que *ce n'est pas la variation d'une fonction de l'état du système*. Pour la même raison le travail total sur une transformation se note W « sans rien » et surtout pas avec un Δ , la notation ΔX étant réservée à la variation d'une grandeur X fonction de l'état du système ($\Delta X = X_f - X_i$). On reviendra sur ce point au chapitre 24, page 800.

Remarque

Quel est le travail reçu par le système Σ' contenant uniquement le fluide ?

On ne peut répondre à cette question que dans le cas où le piston est « sans masse ». En effet, un système sans masse transmet les actions mécaniques. Ainsi, s'il est sans masse, le piston exerce sur le fluide une force égale à la force $\vec{F}$ qu'il subit de la part du milieu extérieur et le fluide reçoit donc de sa part exactement le travail δW donné par (23.1).

De plus, si le piston est sans masse, sa capacité thermique à volume constant est nulle (puisque $C_{V,\text{piston}} = m_{\text{piston}}c_{V,\text{piston}}$). Il « ne compte pas », ce qui fait que les systèmes Σ et Σ' sont équivalents.

Dans la pratique on se placera, sauf précision contraire, dans cette hypothèse et on considérera que le travail δW est reçu aussi bien par Σ' que par Σ .

b) Généralisation du résultat précédent

On considère de manière plus générale un système Σ soumis à une pression extérieure P_{ext} **uniforme** (c'est-à-dire identique en tous les points de la surface du système).

On suppose que la frontière du système se déforme de manière infinitésimale, passant de $\mathcal{S}$ à $\mathcal{S}'$: tout point M de $\mathcal{S}$ se déplace en un point M' de $\mathcal{S}'$ et on note $\vec{d\ell} = \overrightarrow{MM'}$ le petit déplacement de ce point (voir figure 23.5) . On note $\vec{dS}$ le vecteur surface élémentaire de $\mathcal{S}$ en M , vecteur dirigé vers l'extérieur du système.

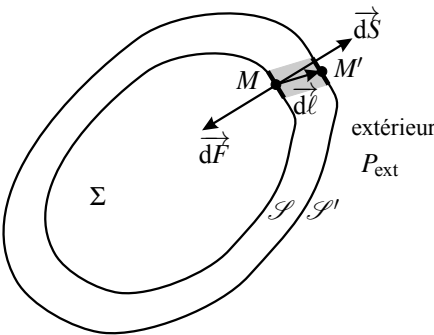


Figure 23.5 – Calcul du travail de la force de pression, dans le cas général. Le volume en gris est égal à $\vec{d\ell} \cdot \vec{dS}$.

La force exercée par l'extérieur sur l'élément de surface dS est $\vec{dF} = -P_{\text{ext}}\vec{dS}$ et son travail élémentaire dans ce déplacement est :

$$\delta^2 W = \vec{dF} \cdot \vec{d\ell} = -P_{\text{ext}}\vec{dS} \cdot \vec{d\ell}.$$



Le 2 en exposant dans la notation $\delta^2 W$ est là pour rappeler que ce travail est doublement élémentaire : parce que le vecteur surface $\vec{dS}$ est élémentaire et parce que le déplacement $\vec{d\ell}$ est élémentaire.

Ainsi le travail des forces de pression s'exerçant sur toute la surface du système est :

$$\delta W = \int_{M \in \mathcal{S}} \delta^2 W = -P_{\text{ext}} \int_{M \in \mathcal{S}} \vec{dS} \cdot \vec{d\ell} = -P_{\text{ext}} dV,$$

où dV est le volume compris entre $\mathcal{S}$ et $\mathcal{S}'$ soit la variation élémentaire de volume du système. On retrouve l'expression (23.1) qui est donc valable dans un cas plus général.

Dans ce calcul, pour sortir P_{ext} de l'intégrale, on a utilisé l'hypothèse selon laquelle cette pression est uniforme, donc identique en tous les points de la surface du système. Cette hypothèse sera supposée vérifiée dans toute la suite du chapitre sauf dans le paragraphe 2.2 ci-dessous.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D’UNE TRANSFORMATION

c) Travail des forces de pression reçu par un système dans une transformation

Lors d’une transformation d’un système entre un état initial i et un état final f , le travail des forces de la pression extérieure sur le système est :

$$W = \int_i^f \delta W \quad \text{soit, d'après (23.1) :} \quad W = - \int_i^f P_{\text{ext}} dV.$$

(23.2)

Il faut bien comprendre la signification physique du signe « $-$ » dans cette formule. Il s’agit du travail *reçu* par le système constitué par le gaz. Il est positif lorsque le volume du gaz diminue ($dV < 0$) : il faut fournir un travail pour comprimer un gaz dans un volume plus petit (on expérimente très clairement ce résultat lorsqu’on gonfle un pneu de vélo). Inversement, un gaz qui se détend en augmentant de volume ($dV > 0$) reçoit un travail négatif de l’extérieur, donc en fait fournit du travail.

2.2 Cas particulier d’un fluide en écoulement

Lorsque la condition d’application de la formule (23.1) n’est pas vérifiée il faut revenir à la définition du travail d’une force vue en mécanique. Dans ce paragraphe on étudie le cas important où le système est un volume de fluide en écoulement dans une conduite.

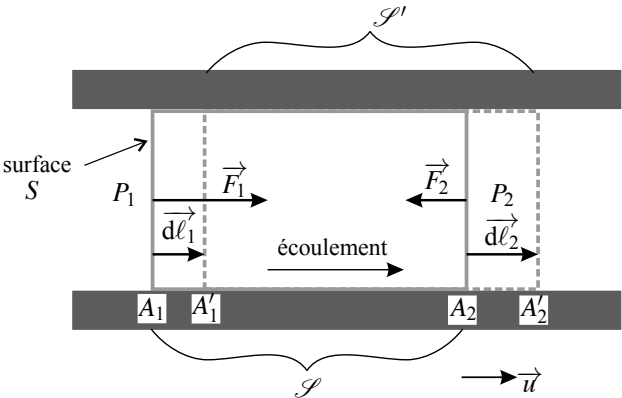


Figure 23.6 – Calcul du travail des forces de pression, dans le cas d’un écoulement dans une conduite.

Soit un fluide s’écoulant dans une conduite dont la section a une surface S . Dans ce fluide, on isole par l’esprit un système fermé Σ constitué par le fluide contenu dans la surface $\mathcal{S}$ comprise entre les sections A_1 et A_2 de la conduite à l’instant t (voir figure 23.6). A l’instant $t' = t + dt$ le système Σ (donc le même fluide) est contenu dans la surface $\mathcal{S}'$ comprise entre les sections A'_1 et A'_2 .

On appelle $d\vec{\ell}_1 = \overrightarrow{A_1 A'_1}$ et $d\vec{\ell}_2 = \overrightarrow{A_2 A'_2}$ les déplacements élémentaires entre t et $t + dt$ des deux sections délimitant le système (voir figure 23.6).

La pression en A_1 est égale à P_1 et elle est égale à P_2 en A_2 .

On note S la surface de la section de la conduite. La force de pression appliquée à Σ sur la section A_1 s'écrit : $\vec{F}_1 = P_1 S \vec{u}$, où $\vec{u}$ est le vecteur unitaire dans le sens de l'écoulement. Elle fournit dans le déplacement considéré le travail :

$$\delta W_1 = \vec{F}_1 \cdot d\vec{\ell}_1 = (P_1 S \vec{u}) \cdot (d\ell_1 \vec{u}) = P_1 S d\ell_1 = P_1 dV_1,$$

où dV_1 est le volume compris entre la section A_1 et A'_1 , volume balayé par la surface limitant le système. Ce travail est positif : le fluide en amont pousse le fluide de Σ .

La force de pression appliquée à Σ sur la section A_2 s'écrit : $\vec{F}_2 = -P_2 S \vec{u}$. Elle fournit dans le déplacement considéré le travail :

$$\delta W_2 = \vec{F}_2 \cdot d\vec{\ell}_2 = (-P_2 S \vec{u}) \cdot (d\ell_2 \vec{u}) = -P_2 S d\ell_2 = -P_2 dV_2,$$

où dV_2 est le volume compris entre la section A_2 et A'_2 , volume balayé par la surface limitant le système. Ce travail est négatif : le fluide en aval repousse le fluide de Σ .

Au total, le travail des forces de pressions est dans ce cas :

$$\delta W = P_1 dV_1 - P_2 dV_2. \tag{23.3}$$

On ne peut pas appliquer la formule (23.1) parce que la pression extérieure a ici deux valeurs différentes sur la surface du système.

Remarque

La variation de volume du système est $dV = dV_2 - dV_1$. Ainsi, si on avait $P_1 = P_2 = P_{\text{ext}}$, on aurait $\delta W = P_{\text{ext}}(dV_1 - dV_2) = -P_{\text{ext}}dV$ et on retrouverait bien la formule (23.1).

2.3 Travail des forces de pression dans deux cas particuliers

Dans toute la suite on suppose que la pression P_{ext} appliquée par l'extérieur sur le système est uniforme (identique sur toute la surface du système), ce qui permet d'appliquer la formule (23.1).

a) Cas d'une transformation isochore

Pour une transformation isochore, le volume ne variant pas $dV = 0$, donc le travail élémentaire est nul : $\delta W = -P_{\text{ext}}dV = 0$.

Au cours d'une transformation isochore le travail des forces de pression est nul.

b) Cas d'une transformation monobare

Dans le cas d'une transformation monobare, $P_{\text{ext}} = P_0$ où P_0 est une constante.

Le travail élémentaire des forces de pression s'écrit alors : $\delta W = -P_{\text{ext}}dV = -P_0dV$.

Sur la transformation complète entre l'état initial i et l'état final f , le volume varie entre le volume initial V_i et le volume final V_f , et le travail des forces de pression est :

$$W = \int_i^f \delta W = \int_i^f -P_0 dV = -P_0 \int_{V_i}^{V_f} dV = -P_0(V_f - V_i).$$

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D'UNE TRANSFORMATION

Le travail des forces de pression au cours d'une transformation monobare telle que $P_{\text{ext}} = P_0$ est :

$$W = -P_0 \Delta V, \quad (23.4)$$

où $\Delta V = V_f - V_i$ est la variation de volume du système.

c) Cas d'une transformation isobare

Si la transformation est isobare et que le volume varie, elle est obligatoirement monobare et $P = P_{\text{ext}} = P_0$. Le résultat précédent s'applique donc :

Le travail des forces de pression au cours d'une transformation isobare est :

$$W = -P(V_f - V_i) = -P \Delta V. \quad (23.5)$$

2.4 Travail des forces de pression dans le cas d'une transformation mécaniquement réversible

a) Expression du travail

Une transformation **mécaniquement réversible** est une transformation au cours de laquelle la pression P du système est définie à chaque instant et toujours égale à la pression extérieure, soit :

$$P = P_{\text{ext}}.$$

Dans le cas d'une transformation mécaniquement réversible le travail des forces de pression s'exerçant sur le système s'écrit :

$$W = - \int_i^f P dV. \quad (23.6)$$

où P est la pression dans le système.

b) Interprétation géométrique

Le travail des forces de pression s'interprète géométriquement dans le diagramme de Clapeyron, diagramme (P, V) avec la pression du système P en ordonnée et son volume V en abscisse.

On représente la courbe suivie par le système dans sa transformation entre le point (P_i, V_i) représentant l'état initial et le point (P_f, V_f) représentant l'état final (voir figure 23.7). Sauf exception, cette courbe ne passe pas deux fois par la même valeur de V et c'est donc la représentation d'une fonction $P(V)$. Le travail $W = - \int_{V_i}^{V_f} P(V) dV$ est au signe près, d'après une propriété classique de l'intégrale, l'aire $\mathcal{A}$ comprise entre la courbe de la fonction $P(V)$ et l'axe des abscisses, aire grisée sur la figure 23.7(a).

La valeur absolue du travail des forces de pression est égale à l'aire $\mathcal{A}$ comprise entre la courbe représentant la transformation du système dans le diagramme de Clapeyron et l'axe des abscisses.

Le travail algébrique est :

- $W = +\mathcal{A}$ si $V_f < V_i$ (le gaz reçoit du travail si son volume diminue);
- $W = -\mathcal{A}$ si $V_f > V_i$ (le gaz cède du travail si son volume augmente).

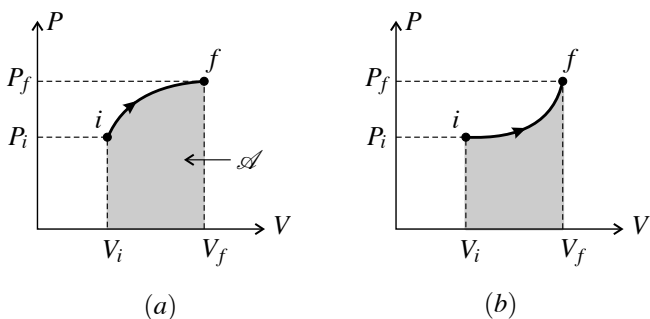


Figure 23.7 – Interprétation géométrique du travail des forces de pression.

D'autre part, les figures 23.7(a) et 23.7(b) montrent deux transformations différentes menant de l'état i à l'état f et représentées par deux courbes différentes. Les aires sous ces deux courbes sont différentes, donc le système ne reçoit pas le même travail dans les deux transformations qui vont pourtant du même état initial au même état final. On constate donc que :

Le travail de pression dépend de la transformation entre l'état initial et l'état final.

c) Travail reçu par le système au cours d'une évolution cyclique

On s'intéresse à une transformation cyclique du système au cours de laquelle il passe d'un état A à un état B , puis revient à l'état A par un autre chemin : $A \rightarrow B \rightarrow A$.

On suppose pour fixer les idées que $V_B > V_A$. Le travail reçu par le système est négatif lors de la transformation $A \rightarrow B$ soit $W_{A \rightarrow B} = -\mathcal{A}$ où $\mathcal{A}$ est l'aire sous la courbe suivie par le point représentatif du système dans le diagramme de Clapeyron (voir figure 23.8(a)). Le travail est positif lors de la transformation $B \rightarrow A$ soit $W_{B \rightarrow A} = +\mathcal{A}'$ en notant $\mathcal{A}'$ l'aire sous la courbe suivie (voir figure 23.8(b)). Le travail algébrique reçu par le système sur le cycle,

$$W_{\text{cycle}} = W_{A \rightarrow B} + W_{B \rightarrow A} = \mathcal{A}' - \mathcal{A},$$

n'est pas nul. Il est égal en valeur absolue à l'aire $\mathcal{A}_{\text{cycle}}$ entourée par le chemin du cycle dans le diagramme de Clapeyron (voir figure 23.8(c)).

Sur la figure 23.8(c) le cycle est décrit dans le sens des aiguilles d'une montre et $W < 0$. Il aurait été positif si le cycle avait été parcouru dans l'autre sens.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D'UNE TRANSFORMATION

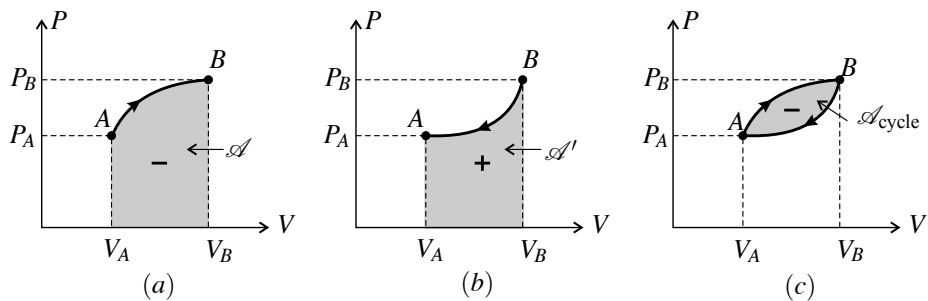


Figure 23.8 – Travail des forces de pression reçu par un système au cours d'un cycle.

Le travail W des forces de pression reçu par un système au cours d'un cycle est négatif lorsque le cycle est décrit dans le sens horaire dans le diagramme de Clapeyron. Dans ce cas le système fournit du travail. Un tel cycle est appelé **cycle moteur**.

Le travail W des forces de pression reçu par un système au cours d'un cycle est positif lorsque le cycle est décrit dans le sens trigonométrique dans le diagramme de Clapeyron. Dans ce cas le système reçoit du travail. Un tel cycle est appelé **cycle récepteur**.

Dans les deux cas, la valeur absolue du travail échangé par le système est égale à l'aire de la surface délimitée par le cycle : $|W| = \mathcal{A}_{\text{cycle}}$.

Remarque

Ces résultats montrent bien que le travail n'est pas la variation d'une fonction d'état X entre l'état initial et l'état final puisque :

- toute variation $\Delta X = X_f - X_i$ entre un état initial i et un état final f est indépendante du chemin suivi entre ces deux états, ce qui n'est pas le cas du travail ;
- lors d'un cycle, la variation de toute fonction d'état est nulle ($\Delta X = X_A - X_A = 0$), ce qui n'est pas le cas du travail.

d) Exemples de calculs pour un échantillon de gaz parfait

Dans ce paragraphe on calcule l'intégrale (23.6) pour un système constitué par une quantité de matière n de gaz parfait (plus éventuellement une paroi mobile). Les formules ne sont pas à retenir, mais il faut savoir refaire ces calculs.

Transformation isotherme mécaniquement réversible Dans le cas d'une transformation isotherme la température T du système reste constamment égale à $T_0 = T_i = T_f$. On peut donc écrire en appliquant l'équation d'état du gaz parfait :

$$PV = nRT = nRT_0 \quad \text{d'où} \quad P = \frac{nRT_0}{V}.$$

Le travail des forces de pression s'écrit alors :

$$W = - \int_i^f P \, dV = - \int_i^f \frac{nRT_0}{V} \, dV = -nRT_0 \int_{V_i}^{V_f} \frac{dV}{V} = -nRT_0 \ln \frac{V_f}{V_i}.$$

Par ailleurs, $P_i V_i = P_f V_f = nRT_0$ donc : $\frac{V_f}{V_i} = \frac{P_i}{P_f}$. Ainsi :

$$W = -nRT_0 \ln \frac{V_f}{V_i} = nRT_0 \ln \frac{P_f}{P_i}. \tag{23.7}$$

Transformation polytropique mécaniquement réversible Une transformation polytropique est une transformation au cours de laquelle la pression (définie à chaque instant) et le volume vérifient une relation de la forme $PV^k = \text{constante}$, où k est un exposant dépendant de la transformation. Comme une augmentation de volume s'accompagne naturellement d'une diminution de pression, l'exposant k est positif.

La pression P au cours de la transformation vérifie donc : $PV^k = P_i V_i^k$ soit $P = P_i \left(\frac{V_i}{V} \right)^k$. Le travail reçu par le système s'écrit ainsi :

$$W = - \int_i^f P \, dV = - \int_i^f P_i \left(\frac{V_i}{V} \right)^k \, dV = -P_i V_i^k \int_{V_i}^{V_f} \frac{dV}{V^k} = -P_i V_i^k \frac{V_f^{1-k} - V_i^{1-k}}{1-k}.$$

En utilisant $P_f V_f^k = P_i V_i^k$ et l'équation d'état du gaz parfait, on peut mettre ce résultat sous deux forme simples :

$$W = \frac{1}{k-1} (P_f V_f - P_i V_i) = \frac{nR}{k-1} (T_f - T_i). \tag{23.8}$$

3 Transfert thermique

3.1 Définition

Un système thermodynamique peut recevoir de l'énergie sans l'intervention d'une action mécanique mesurable à l'échelle macroscopique. Ce transfert d'énergie complémentaire du travail mécanique s'appelle **transfert thermique**.

La quantité d'énergie échangée entre un système Σ et l'extérieur par transfert thermique est notée Q . Elle est algébrique et, par convention, positive lorsque Σ reçoit de l'énergie. Le transfert thermique Q est parfois appelée **chaleur**. Il se mesure en joules.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D'UNE TRANSFORMATION

3.2 Transformation adiabatique

a) Définition

Une transformation **adiabatique** est une transformation au cours de laquelle le système n'a aucun échange d'énergie par transfert thermique : $Q = 0$.

Dans le cas d'une transformation adiabatique, la température du système dans l'état final n'est pas déterminée par une condition d'équilibre thermique, puisque le système n'est en contact thermique avec aucun autre système.

b) Réalisation pratique

La définition théorique de la transformation adiabatique correspond à une idéalisation dont la réalité ne peut que s'approcher. Pour réaliser une transformation adiabatique, on entoure le système d'un matériau dit « isolant thermique », à travers lequel la conduction thermique est difficile.

Exemple

La vase de Dewar est un récipient à double paroi de verre entre lesquelles il y a de l'air sous très faible pression pour réduire fortement le transfert thermique conductif. De plus la paroi de verre est métallisée pour réduire le transfert thermique par rayonnement.

Les calorimètres utilisés en travaux pratiques (voir chapitre suivant), bien que de fabrication moins coûteuse, sont conçus sur le même principe.

L'efficacité d'un tel dispositif est limitée dans le temps et le système finit toujours par être en équilibre thermique avec l'extérieur. Le rôle de l'isolation thermique est d'augmenter fortement le temps caractéristique d'établissement de l'équilibre thermique. Celui-ci peut facilement devenir très long.

Exemple

Le temps caractéristique d'établissement du transfert thermique conductif à travers une paroi d'épaisseur e est $\tau = \frac{e^2}{a}$ où a est la diffusivité thermique du matériau constituant la paroi. La diffusivité thermique du liège est $a = 3,0 \cdot 10^{-7} \text{ m}^2 \cdot \text{s}^{-1}$, donc pour $e = 2,0 \text{ cm}$ on trouve $\tau = 1,3 \cdot 10^3 \text{ s} \simeq 22 \text{ min}$.

Dans ce cas, l'équilibre mécanique du système s'établit beaucoup plus rapidement que l'équilibre thermique et on peut dire que le système, au moment où il atteint l'équilibre mécanique, a subi une transformation adiabatique.

Une transformation rapide peut être considérée comme adiabatique.

Exemple

Le cylindre d'un moteur est en acier de diffusivité thermique $a = 1,5 \cdot 10^{-5} \text{ m}^2 \cdot \text{s}^{-1}$ et d'épaisseur $e \simeq 0,5 \text{ cm}$. Le temps caractéristique pour les échanges thermiques est $\tau = \frac{e^2}{a} \simeq 167 \text{ s}$. Pour un moteur ayant une vitesse de rotation de l'ordre de 1000 tours par minute, le cycle de transformation des gaz dure environ 0,06 s et les échanges thermiques n'ont pas le temps de se faire. On peut faire une modélisation adiabatique.

3.3 Notion de thermostat

a) Définition

Un **thermostat** est un système thermodynamique dont la température T_0 ne varie pas, même s'il échange de l'énergie (sous forme de transfert thermique ou de travail).

b) Intérêt pratique de la notion de thermostat

Soient deux systèmes monophasés Σ et Σ_0 échangeant de l'énergie par transfert thermique et de capacités thermiques à volume constant C_V et C_{V0} telles que $C_{V0} \gg C_V$. Lorsqu'un transfert thermique algébrique Q est fourni par Σ_0 et reçue par Σ , dans une transformation où les volumes des deux systèmes sont constants, cela induit des variations ΔT et ΔT_0 des températures respectives de Σ et Σ_0 telles que :

$$Q = \Delta U_\Sigma = C_V \Delta T \quad \text{et} \quad -Q = \Delta U_{\Sigma_0} = C_{V0} \Delta T_0,$$

d'après le premier principe, appliqué successivement aux deux systèmes. Il en résulte que :

$$|\Delta T_0| = \frac{C_V}{C_{V0}} |\Delta T| \ll |\Delta T|.$$

Ainsi le système Σ_0 peut être considéré comme un thermostat dans son interaction avec Σ .

Lorsque deux systèmes échangeant de l'énergie par transfert thermique ont des capacités thermiques d'ordres de grandeur très différents, on peut modéliser le système ayant la plus grande capacité thermique par un thermostat.

Exemple

Les centrales nucléaires sont construites à proximité d'un fleuve dont elles utilisent l'eau pour le refroidissement et qui peut être modélisé par un thermostat.

On peut aussi réaliser un thermostat de petite taille. Au laboratoire on utilise un mélange eau-glace. En effet un tel mélange est à température fixe, voisine de 273 K sous la pression atmosphérique. Quand ce système reçoit (resp. cède) un transfert thermique $Q > 0$, cela provoque la fusion d'une partie de la glace (resp. la solidification d'une partie de l'eau liquide) mais la température ne change pas. Bien sûr, il ne faut pas que la quantité d'énergie Q soit trop grande.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D'UNE TRANSFORMATION

3.4 Retour sur les transformations monotherme et isotherme

On peut reformuler la définition de la transformation monotherme :

Une transformation est monotherme si le système échange de l'énergie par transfert thermique avec un et un seul thermostat.

Pour qu'une transformation soit **isotherme** il faut que la température du système ne varie pas. Or dans la plupart des cas (l'exception étant le mélange diphasé évoqué ci-dessus) tout apport d'énergie au système tend à faire varier sa température.

La réalisation d'une transformation isotherme nécessite donc un contrôle de la température que l'on obtient en mettant le système en contact avec un thermostat. Il faut que les échanges thermiques entre le système et le thermostat soient faciles. Ceux-ci doivent donc être séparés par une **paroi diathermane**, c'est-à-dire perméable à la chaleur. De plus l'évolution du système doit être suffisamment lente pour que les échanges thermiques aient le temps de s'établir et assurent le maintien de la température T du système à la même valeur que la température T_0 du thermostat. La plupart des transformations isothermes sont des transformations lentes, au cours desquelles le système est constamment en équilibre thermique avec un thermostat.

3.5 Choix d'un modèle : adiabatique ou isotherme ?

Les transformations isotherme et adiabatique sont deux transformations idéales aux caractères diamétralement opposés : la transformation adiabatique suppose des échanges thermiques nuls alors que la transformation isotherme n'est possible (dans la majeure partie des cas) que s'il y a des échanges thermiques avec un thermostat.

Une transformation réelle pourra se rapprocher de l'une ou l'autre des ces deux transformations limites et il importe de savoir choisir la bonne modélisation.

Si la transformation est très rapide ou si les parois délimitant le système sont très épaisses on pourra faire une modélisation adiabatique.
Si la transformation est lente et que le système est en contact avec un thermostat on pourra faire une modélisation isotherme.

Exemple

Un gaz est contenu dans un récipient fermé par un piston de surface S sur lequel on exerce une force $\vec{F}$. On impose ainsi, par la condition d'équilibre mécanique du piston, une pression $P = \frac{F}{S}$ au gaz. Dans l'état initial $\vec{F} = \vec{F}_i$ et dans l'état final $\vec{F} = \vec{F}_f$.
Dans une première expérience (figure 23.9) le récipient a des parois fines, diathermanes. On augmente lentement la force $\vec{F}$ provoquant une descente progressive du piston et laissant le gaz s'équilibrer thermiquement à chaque instant avec le milieu extérieur, de température T_0 . On peut modéliser la compression par une *transformation isotherme*.

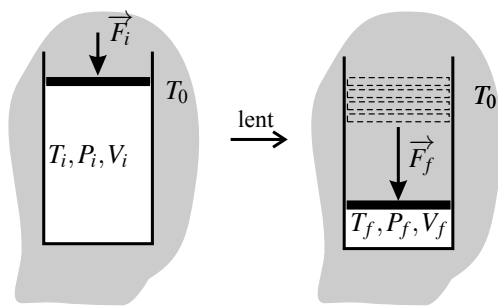


Figure 23.9 – Compression isotherme.

Dans ce cas, on peut trouver tous les paramètres d'état du gaz dans l'état final : $P_f = \frac{F_f}{S}$, $T_f = T_0$ et d'après l'équation d'état du gaz parfait : $V_f = V_i \frac{P_i}{P_f} \frac{T_0}{T_i} = V_i \frac{F_i}{F_f} \frac{T_0}{T_i}$.

Dans une autre expérience (figure 23.10) les parois du récipient sont épaisses. On augmente la force $\vec{F}$ trop rapidement pour que l'échange thermique entre le gaz et l'extérieur puisse se faire. On peut modéliser la compression comme une *transformation adiabatique*. Dans ce cas, l'équation d'état ne suffit pas pour trouver l'état final car on n'a pas de renseignement sur la température T_f .

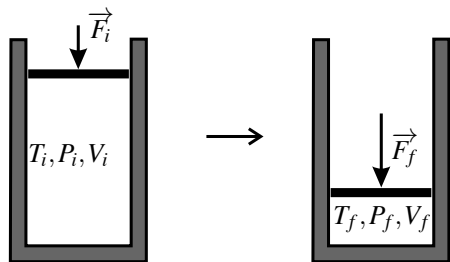


Figure 23.10 – Compression adiabatique.

Enfin, l'équilibre mécanique étant atteint beaucoup plus rapidement que l'équilibre thermique, on peut imaginer une transformation à la fois *adiabatique et mécaniquement réversible*, suffisamment rapide pour qu'il n'y ait pas de transfert thermique, mais suffisamment lente pour qu'il y ait équilibre mécanique à chaque instant. L'équation d'état ne suffit pas dans ce cas pour trouver l'état final.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D’UNE TRANSFORMATION

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- conditions d’équilibre d’un système thermodynamique
- différents types de transformations
- interprétation géométrique du travail des forces de pression
- définition du transfert thermique

SAVOIR-FAIRE

- définir un système
- exploiter les conditions d’équilibre pour trouver l’état d’équilibre final
- calculer le travail des forces de pression
- identifier un thermostat
- choisir un modèle limite entre isotherme et adiabatique

MOTS-CLÉS

- | | | |
|----------------------------|---------------|-----------------------|
| • transformation thermody- | • monotherme | • travail |
| namique | • isobare | • transfert thermique |
| • isochore | • monobare | |
| • isotherme | • adiabatique | |

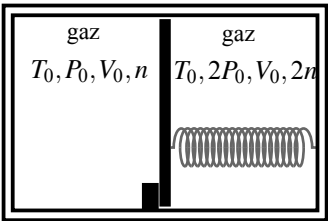
S'ENTRAÎNER

23.1 Questions qualitatives (★)

- 1. On dépose un glaçon sortant d'un congélateur dans une coupelle et on l'abandonne à l'air libre. Quel est l'état final ? Dans cette transformation le système constitué par le glaçon reçoit-il du travail ? du transfert thermique ?
- 2. En hiver, un ballon de baudruche initialement à l'équilibre dans un lieu chauffé est apporté à l'extérieur. Le système constitué par le ballon et l'air qu'il contient reçoit-il du travail ? du transfert thermique ?
- 3. Comment peut-on qualifier les transformations précédentes ?

23.2 Recherche d'un état final (★)

Une enceinte indéformable aux parois calorifugées est séparée en deux compartiments par une cloison étanche de surface S , mobile, diathermane et reliée à un ressort de constante de raideur k . Les deux compartiments contiennent chacun un gaz parfait. Dans l'état initial, le gaz du compartiment 1 est dans l'état (T_0, P_0, V_0, n) , le gaz du compartiment 2 dans l'état $(T_0, 2P_0, V_0, 2n)$, une cale bloque la cloison mobile et le ressort est au repos. On enlève la cale et on laisse le système atteindre un état d'équilibre.



- 1. Décrire l'évolution du système.
- 2. Écrire cinq relations faisant intervenir certaines des six variables d'état : V_1 , V_2 (volumes finaux des deux compartiments), P_1 , P_2 (pressions finales dans les deux compartiments), T_1 , T_2 (températures finales dans les deux compartiments).

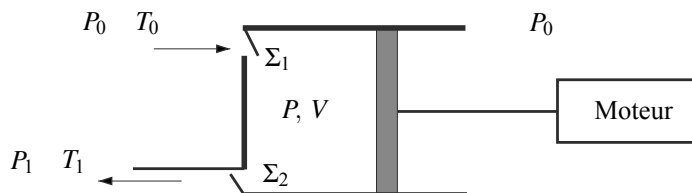
APPROFONDIR

23.3 Étude d'un compresseur (★★)

Le problème étudie le compresseur d'un moteur à air comprimé (celui d'un marteau-piqueur, par exemple). L'air est assimilé à un gaz parfait de masse molaire $M = 29 \text{ g.mol}^{-1}$. La constante des gaz parfaits est $R = 8,314 \text{ J.K}^{-1}.\text{mol}^{-1}$.

L'air est aspiré dans les conditions atmosphériques, sous la pression $P_0 = 1 \text{ bar}$ et à la température $T_0 = 290 \text{ K}$, jusqu'au volume V_m , puis comprimé jusqu'à la pression P_1 , où il occupe le volume V_1 , et refoulé à la température T_1 dans un milieu où la pression est $P_1 = 6 \text{ bar}$. Bien que le mécanisme réel d'un compresseur soit différent, on suppose que celui-ci fonctionne comme une pompe à piston, qui se compose d'un cylindre, d'un piston coulissant entraîné par un moteur et de deux soupapes.

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D'UNE TRANSFORMATION



- La soupape d'entrée Σ_1 est ouverte si la pression P dans le corps de pompe est inférieure ou égale à la pression atmosphérique P_0 .
- La soupape de sortie Σ_2 est ouverte si P est supérieure à P_1 .
- Le volume V du corps de pompe est compris entre 0 et V_m .
- À chaque cycle (chaque aller et retour du piston), la pompe aspire et refoule une mole d'air.

1. a. Tracer sur un diagramme de Watt (P en ordonnée, V en abscisse) l'allure de la courbe représentant un aller et un retour du piston. Indiquer le sens de parcours par une flèche.

b. Montrer que le travail de l'air situé à droite du piston est nul sur un aller-retour.

c. Montrer que le travail fourni par le moteur qui actionne le piston est égal à l'aire d'une surface sur le diagramme. On supposera que le mouvement est assez lent pour que l'évolution soit mécaniquement réversible.

2. Pendant la phase de compression, l'air suit une loi polytropique $PV^k = \text{cste}$; il sort du compresseur à la température $T_1 = 391 \text{ K}$. Trouver la valeur de k .

3. Exprimer le travail mécanique W_{moteur} fourni par le moteur pendant un aller-retour en fonction de R , n , k , T_1 et T_0 .

4. Le débit massique de l'air dans le compresseur est $D_m = 0,013 \text{ kg.s}^{-1}$. Calculer la puissance $\mathcal{P}_{\text{moteur}}$ fournie par le moteur.

CORRIGÉS

23.1 Questions qualitatives

1. Dans l'état final le glaçon a fondu : il est devenu de l'eau liquide à la température de la pièce. Comme il est au départ à température plus basse que la pièce, il a reçu du transfert thermique. Le glaçon ayant un volume massique plus grand que l'eau liquide, le volume du système a diminué, donc il a reçu du travail des forces de pression atmosphérique.

2. Le système ballon, initialement à température plus élevée que l'air extérieur, cède du transfert thermique. Dans l'état final il a une température égale à la température de l'air atmosphérique qui est un thermostat. De ce fait, le gaz contenu dans le ballon a diminué de volume, donc le système ballon a reçu du travail des forces de pression atmosphérique.

3. L'atmosphère est un thermostat et un pressostat (système de pression constante). Les deux transformations sont monobares et monothermes. Comme elles sont lentes et qu'au départ les deux systèmes sont à la pression atmosphérique, elles sont aussi isobares.

23.2 Recherche d'un état final

1. La paroi mobile n'est pas à l'équilibre : la pression étant plus forte dans le compartiment 2, elle est poussée vers la gauche.

2. On peut écrire les conditions suivantes :

1. conservation du volume total : $V_1 + V_2 = 2V_0$,

2. équation d'état pour le gaz du compartiment 1 : $\frac{P_1 V_1}{T_1} = \frac{P_0 V_0}{T_0}$;

3. équation d'état pour le gaz du compartiment 2 : $\frac{P_2 V_2}{T_2} = \frac{2P_0 V_0}{T_0}$;

4. équilibre thermique de part et d'autre de la cloison diathermane : $T_1 = T_2$;

5. équilibre mécanique de la cloison mobile : $P_1 = P_2 - k \frac{V_2 - V_0}{S^2}$, en tenant compte de la force du ressort qui est allongé.



Il n'y a aucune raison pour que T_1 et T_2 soient égales à T_0 . L'enceinte étant calorifugée et indéformable, le système global est isolé et on obtient, en appliquant le premier principe de

la thermodynamique (voir chapitre suivant), la relation : $T_1 = T_2 = T_0 - \frac{k}{6nC_{V,m}} \left(\frac{V_2 - V_0}{S} \right)^2$.

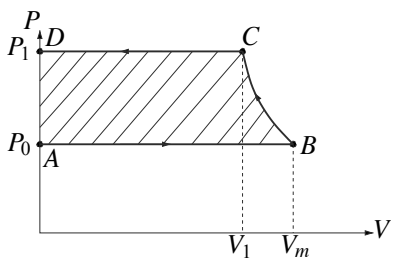
La température finale est donc plus petite que T_0 .

23.3 Étude d'un compresseur

1. a. Le système est le gaz qui entre dans le corps de la pompe pendant la première phase. L'évolution étudiée comporte les trois étapes suivantes :

- admission du gaz de A à B à la pression P_0 ;
- compression de B à C ;
- refoulement de C à D à la pression P_1 .

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D'UNE TRANSFORMATION



b. La pression extérieure est constante, donc le travail des forces de pression du gaz à droite du piston est :

$$W_{\text{droite}} = W_{\text{droite},AB} + W_{\text{droite},BC} + W_{\text{droite},CD} = P_0(V_B - V_A + V_C - V_B + V_D - V_C) = 0$$

Effectivement, puisque le piston effectue un aller-retour, le volume balayé est le même à l'aller (travail résistant) et au retour (travail moteur).

c. La force exercée par le moteur pour déplacer le piston est $F = (P - P_0)s$, où s est la section du piston, donc le travail fourni par le moteur est :

$$W_{\text{moteur}} = - \int_{ABCD} (P - P_0) dV = - \int_{ABCD} P dV - W_{\text{droite}} = - \int_{ABCD} P dV$$

W_{moteur} est donc l'aire du cycle. C'est ce qu'on appelle habituellement le travail de l'opérateur.

2. On étudie le gaz dans le corps de pompe entre B et C. La loi polytropique et l'équation du gaz parfait donnent :

$$\begin{cases} P_B V_B^k = P_C V_C^k \\ P_B V_m = nRT_B \quad \text{et} \quad P_C V_C = nRT_C \end{cases}$$

En combinant ces expressions, on obtient :

$$\left(\frac{P_B}{P_C} \right) = \left(\frac{V_B}{V_C} \right)^k \Rightarrow \left(\frac{P_B}{P_C} \right)^{1-k} = \left(\frac{T_B}{T_C} \right)^{-k}$$

Comme on veut calculer k , on prend le logarithme de cette expression, ce qui donne :

$$k = \frac{\ln \frac{P_B}{P_C}}{-\ln \frac{T_B}{T_C} + \ln \frac{P_B}{P_C}} = \frac{\ln \frac{P_0}{P_1}}{-\ln \frac{T_0}{T_1} + \ln \frac{P_0}{P_1}} = 1,2$$

3. On a vu précédemment que $W_{\text{moteur}} = \int (-P dv)$. On décompose le calcul suivant les trois transformations élémentaires :

– Dans la transformation de A à B, $P = P_0$ le travail fourni par le moteur est :

$$W_{\text{moteur},AB} = -P_0 \int_0^{V_m} dV = -P_0 V_m = -nRT_0.$$

– Dans la transformation de B à C, il vaut :

$$W_{\text{moteur},BC} = \int_{V_m}^{V_1} (-P dV) = -P_0 V_m^k \int_{V_m}^{V_1} \frac{dV}{V^k} = \frac{P_0 V_m^k}{k-1} \left[V^{-k+1} \right]_{V_m}^{V_1},$$

ce qui peut s'écrire :

$$W_{\text{moteur},BC} = \frac{P_0 V_m}{k-1} \left(\left(\frac{V_m}{V_1} \right)^{k-1} - 1 \right).$$

Or :

$$\left(\frac{V_m}{V_1} \right)^{k-1} = \left(\frac{V_m}{V_1} \right)^k \frac{V_1}{V_m} = \frac{P_1 V_1}{P_0 V_m} = \frac{T_1}{T_0},$$

d'où finalement :

$$W_{\text{moteur},BC} = \frac{P_0 V_m}{k-1} \left(\frac{T_1}{T_0} - 1 \right).$$

– Dans la transformation de C à D , $P = P_1$ et le travail du moteur est :

$$W_{\text{moteur},CD} = - \int_{V_1}^0 P_1 dV = P_1 V_1 = nRT_1.$$

Ainsi, finalement :

$$W_{\text{moteur}} = \frac{k}{k-1} nR(T_1 - T_0).$$

4. Par définition de la puissance : $W_{\text{moteur}} = P_{\text{moteur}} \Delta t$.

En $\Delta t = 1$ s, la quantité d'air passant dans le compresseur est : $n = \frac{D_m \Delta t}{M}$. Ainsi :

$$\mathcal{P}_{\text{moteur}} = \frac{k}{k-1} \frac{D_m}{M} R(T_1 - T_0) = 2,26 \text{ kW}.$$

CHAPITRE 23 – ÉNERGIE ÉCHANGÉE PAR UN SYSTÈME AU COURS D’UNE TRANSFORMATION

Premier principe. Bilans d'énergie.

24

Le **premier principe de la thermodynamique** exprime la conservation de l'énergie. Ainsi, un système isolé, c'est-à-dire un système n'ayant aucun échange d'énergie avec l'extérieur, a une énergie constante. Les échanges d'énergie d'un système non isolé sont le travail mécanique et le transfert thermique, qui ont été étudiés au chapitre précédent. Faire le bilan d'énergie d'une transformation d'un système choisi consiste à calculer sa variation d'énergie, ainsi que les contributions respectives de ces deux types d'échange d'énergie à cette variation.

1 Le premier principe de la thermodynamique

1.1 Énergie d'un système

La notion d'énergie généralise au cas où il y a un mouvement de matière à l'échelle macroscopique la notion d'énergie interne, définie au chapitre 22.

L'**énergie** E d'un système thermodynamique Σ est la somme de :

- son énergie interne U ;
- son énergie cinétique macroscopique E_c dans le référentiel de l'étude ;
- une éventuelle énergie potentielle d'interaction avec un système extérieur $E_{p,\text{ext}}$;

soit :

$$E = U + E_c + E_{p,\text{ext}}.$$

L'énergie cinétique macroscopique est l'énergie cinétique attribuée aux mouvements observables à l'échelle macroscopique. Pour la calculer on divise le système en volumes mésoscopiques $d\tau$ de masse dm . Chacun des volumes mésoscopiques est assimilable, du fait de sa très petite taille, à un point matériel animé d'une vitesse $\vec{v}$ et a donc une énergie cinétique égale à $\frac{1}{2}dm v^2$. L'énergie cinétique de Σ est la somme des énergies cinétiques de tous les volumes mésoscopiques qui le composent.

L'énergie potentielle d'interaction avec un système extérieur est dans la plupart des cas l'éner-

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

gie potentielle de pesanteur (interaction avec la Terre), qui est :

$$E_{p,\text{ext}} = mgz_G,$$

où m est la masse de Σ et z_G l'altitude du centre d'inertie du système, c'est-à-dire sa coordonnée sur une axe (Oz) vertical dirigé vers le haut. $E_{p,\text{ext}}$ est définie à une constante additive près correspondant au choix de l'origine O .

L'énergie E est définie à une constante additive près. Ceci n'est pas gênant parce que les expériences ne permettent de mesurer que des variations de E entre deux états.

Remarque

Par rapport à la définition qui a été donnée au chapitre 22, on ajoute parfois à l'énergie interne l'énergie de masse mc^2 où m est la masse de Σ et c la célérité de la lumière. Comme cette énergie ne varie pas dans les phénomènes courants, cela revient simplement à changer la constante additive.

1.2 Premier principe de la thermodynamique

Le **premier principe de la thermodynamique** s'applique à un système Σ donné pour une transformation thermodynamique donnée. On notera, pour la transformation considérée,

$$\Delta X = X_f - X_i$$

la variation d'une fonction d'état quelconque X du système, différence entre la valeur X_f dans l'état final et la valeur X_i dans l'état initial. Ainsi, ΔE est la variation d'énergie, ΔU la variation d'énergie interne, ΔE_c la variation d'énergie cinétique macroscopique, etc.

a) Énoncé

Au cours d'une transformation thermodynamique quelconque d'un système fermé Σ , la variation de l'énergie E de Σ est égale à l'énergie qu'il reçoit, somme du travail mécanique W et du transfert thermique Q , soit :

$$\Delta E = W + Q. \tag{24.1}$$

Le premier principe exprime la **conservation de l'énergie**.

Il est important de se rappeler que le travail W et le transfert thermique Q sont des **grandeurs algébriques**. Ces énergies sont, par convention, positives si elle sont effectivement reçues par le système Σ de l'extérieur et négatives si elles sont données par Σ à l'extérieur.

Les grandeurs ΔE , W et Q dépendent du système choisi et de la transformation considérée, qu'il faudra toujours préciser avec soin.

b) Cas d'un système isolé

Un **système isolé** est un système fermé n'échangeant pas d'énergie avec l'extérieur.

Un système isolé n'a pas d'interaction avec l'extérieur donc $E_{p,\text{ext}} = 0$. Son énergie s'écrit ainsi : $E = U + E_c$.

De plus, l'absence d'échange d'énergie se traduit par $Q = 0$ et $W = 0$ lors de toute transformation du système. Ainsi :

L'énergie $E = U + E_c$ d'un système isolé est constante.

Il peut y avoir à l'intérieur du système des transformation d'une forme d'énergie en une autre, mais l'énergie E du système, somme de toutes les formes d'énergie, est constante.

c) Forme usuelle du premier principe

La variation d'énergie du système peut s'écrire :

$$\begin{aligned}\Delta E &= (U_f + E_{c,f} + E_{p,\text{ext } f}) - (U_i + E_{c,i} + E_{p,\text{ext } i}) \\ &= (U_f - U_i) + (E_{c,f} - E_{c,i}) + (E_{p,\text{ext } f} - E_{p,\text{ext } i}) = \Delta U + \Delta E_c + \Delta E_{p,\text{ext}}.\end{aligned}$$

De plus, le programme limite les applications aux cas où l'énergie potentielle d'interaction avec l'extérieur est nulle (pas d'interaction) ou bien constante.

Dans le cadre du programme on suppose qu'il n'y a pas de variation d'énergie potentielle et le premier principe s'écrit :

$$\Delta U + \Delta E_c = W + Q. \tag{24.2}$$

d) Remarque importante

L'équation (24.2) est relative à un système et à une transformation de ce système qui se définit par : un état initial i , un état final f , et un chemin menant de l'état initial à l'état final.

Les termes $\Delta U = U_f - U_i$ et $\Delta E_c = E_{c,f} - E_{c,i}$ ne dépendent que de l'état initial i et de l'état final f et ne dépendent pas du chemin suivi.

En revanche, les termes Q et W dépendent du chemin suivi (ceci a été montré au chapitre précédent pour W).

Il y a donc une différence de statut entre les termes de l'équation, différence que la notation souligne par la présence ou absence d'un « Δ ».



C'est une erreur grave de mettre un « Δ » devant le W ou le Q .

1.3 Obtention de la valeur du transfert thermique

Dans le cadre de la thermodynamique des états d'équilibre étudiée dans le cours de première année, le premier principe est la seule loi permettant de calculer le transfert thermique Q reçu par un système au cours d'une transformation. Si on ne fait pas l'hypothèse d'une transformation adiabatique, on ne peut obtenir Q que par l'équation :

$$Q = \Delta U + \Delta E_c - W. \tag{24.3}$$

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

Remarque

La théorie des transferts thermiques qui sera vue en deuxième année donnera un moyen de calculer le transfert thermique Q directement.

1.4 Transfert thermique dans une transformation isochore sans travail autre que celui de la pression et sans variation d'énergie cinétique

Dans une transformation isochore le travail des forces de pression est nul (voir chapitre précédent). S'il n'y a pas d'autre force que les forces de pression, on a alors : $W = 0$. Si, de plus, l'énergie cinétique macroscopique du système dans le référentiel est soit nulle, soit constante $\Delta E_c = 0$. Le premier principe s'écrit alors :

$$Q = \Delta U. \quad (24.4)$$

En particulier, pour élever la température d'un système de $\Delta T = 1$ K par chauffage isochore, il faut fournir une énergie égale, en joules, à la valeur, en joules par kelvin, de sa capacité thermique à volume constant C_V , puisque dans ce cas :

$$Q = \Delta U = C_V \Delta T.$$

1.5 Exemples d'application du premier principe

a) Échauffement isochore d'un gaz (exemple du chapitre 23, page 792)

On prend pour système le gaz contenu dans le récipient. On est dans le cas du paragraphe 1.4 donc :

$$W = 0 \quad \text{et} \quad Q = \Delta U.$$

Par définition de la capacité thermique à volume constant C_V : $\Delta U = \int_{T_i}^{T_f} C_V dT$. Cette expression se simplifie si C_V est indépendante de T . Par exemple pour un gaz de capacité thermique à volume constant C_V indépendante de T , $C_V = nC_{Vm}$ où n est la quantité de matière dans le système et :

$$Q = \Delta U = nC_{Vm}(T_f - T_i) = nC_{Vm}(T_0 - T_i).$$

b) Échauffement isobare d'un gaz (exemple du chapitre 23, page 793)

On prend pour système l'ensemble {gaz contenu dans le récipient + piston}.

Le travail de la force $\vec{F}$ peut se calculer :

- à partir de la formule de la mécanique : le déplacement du piston est $\Delta \ell = \frac{V_f - V_i}{S}$, la force est dans le sens opposé au déplacement donc :

$$W = -F \Delta \ell = -\frac{F}{S}(V_f - V_i);$$

- en considérant que cette force correspond à une pression sur le piston égale à $P_{\text{ext}} = \frac{F}{S}$, constante, et en appliquant la formule du travail de la force de pression dans le cas d'une

transformation monobare :

$$W = -P_{\text{ext}}(V_f - V_i) = -\frac{F}{S}(V_f - V_i).$$

On retrouve, bien sûr, la même expression.

Il n'y a pas d'énergie cinétique macroscopique donc : $\Delta E = \Delta U$.

On en déduit, par application du premier principe :

$$Q = \Delta U - W = \Delta U + \frac{F}{S}(V_f - V_i).$$

On remarque que le transfert thermique nécessaire pour chauffer le gaz est plus grand que la variation d'énergie interne puisque $V_f > V_i$. Ceci est dû au fait que le gaz fournit du travail en poussant le piston.

On verra, dans la section 2, une manière directe de calculer le transfert thermique dans ce cas.

c) Échauffement d'un gaz par compression

Un cylindre fermé par un piston étanche contient de l'air à la température T_i . On déplace brutalement le piston sur une longueur ℓ en exerçant une force de norme F constante. D'autre part il s'exerce sur le piston qui se déplace une force de frottement de norme F_f constante. Quelle est la température finale T_f de l'air dans le cylindre ?

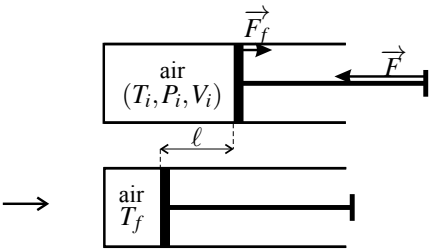


Figure 24.1 – Compression brutale d'un gaz

On va appliquer le premier principe au système constitué par l'air contenu dans le cylindre pour cette transformation. On fait l'hypothèse que l'air est un gaz parfait diatomique de capacité thermique à volume constant $C_{Vm} = \frac{5}{2}R$ indépendante de la température.

Il n'y a pas de variation d'énergie cinétique macroscopique donc $\Delta E_c = 0$. La variation d'énergie interne s'écrit :

$$\Delta U = nC_{Vm}(T_f - T_i) = \frac{5}{2}nR(T_f - T_i),$$

en notant n la quantité de matière dans le système.

La transformation étant brutale, on peut la considérer comme adiabatique, soit : $Q = 0$.

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

Le travail reçu par le gaz est le travail de la force $F - F_f$ exercée par le piston supposé sans masse, soit : $W = (F - F_f)\ell$, car les forces $\vec{F}$ et $\vec{F}_f$ sont de normes constantes.

Le premier principe s'écrit donc :

$$\Delta U = W \quad \text{soit} \quad \frac{5}{2}nR(T_f - T_i) = (F - F_f)\ell.$$

On en tire : $T_f = T_i + \frac{2}{5nR}(F - F_f)\ell$, expression que l'on peut réécrire, en utilisant l'équation d'état du gaz parfait $P_i V_i = nRT_i$, sous la forme :

$$T_f = T_i \left(1 + \frac{2}{5} \frac{(F - F_f)\ell}{P_i V_i} \right).$$

Cet exemple illustre le fait que la température peut augmenter sans qu'il y ait un transfert thermique, quand le système reçoit l'énergie correspondante sous forme de travail.

L'expérience est réalisable et spectaculaire : l'augmentation de température du gaz est suffisante pour provoquer l'ignition d'un petit morceau de papier placé à l'intérieur. Par exemple, si on utilise un tube de diamètre $d = 1$ cm dans lequel l'air occupe initialement une longueur

$L = 15$ cm, on a $V_i = \frac{\pi d^2}{4}L = 1,2 \cdot 10^{-5} \text{ m}^3$ et, avec $P_i = 1.10^5$ Pa, on a : $P_i V_i = 1,2$ J. Si la force de frottement vaut $F_f = 5$ N et qu'on exerce la force $F = 45$ N en déplaçant le piston de $\ell = 10$ cm, alors $(F - F_f)\ell = (45 - 5) \times 0,10 = 4,0$ J. Dans ce cas la température passe de la valeur $T_i = 300$ K à $T_f = 300 \times \left(1 + \frac{2}{5} \frac{4,0}{1,2} \right) = 700$ K !

d) Transformation d'un système composé (voir figure 23.3 du chapitre 23, page 795)

On fait le bilan d'énergie du système Σ constitué par tout ce que l'enceinte contient.

Le système ayant une paroi indéformable, il ne reçoit pas de travail :

$$W = 0.$$

Il n'y a pas d'énergie cinétique macroscopique donc : $\Delta E = \Delta U$. Par additivité de l'énergie interne, la variation d'énergie interne de Σ est :

$$\Delta U = \Delta U_{\Sigma_1} + \Delta U_{\text{cloison}} + \Delta U_{\Sigma_2} = C_{V,\Sigma_1}(T_{f1} - T_i) + 0 + C_{V,\Sigma_2}(T_{f2} - T_i),$$

puisque la cloison sans masse a une capacité thermique à volume constant nulle. En supposant que les deux compartiments contiennent un même gaz parfait de capacité thermique à volume constant molaire C_{Vm} , il vient :

$$\Delta U = nC_{Vm}(T_0 - T_i) + 2nC_{Vm}(T_0 - T_i) = 3nC_{Vm}(T_0 - T_i).$$

On en déduit par application du premier principe le transfert thermique reçu par Σ :

$$Q = \Delta U = 3nC_{Vm}(T_0 - T_i).$$

Le bilan d'énergie du système Σ_1 ne peut être établi complètement. En effet, on sait calculer ΔU_{Σ_1} mais on ne sait pas calculer le travail W_{Σ_1} reçu par Σ_1 de la part de la cloison qui se déplace. Ce travail est positif puisque le volume de Σ_1 diminue. De même Σ_2 reçoit un travail W_{Σ_2} négatif. Si la cloison est sans masse, $W_{\Sigma_1} = -W_{\Sigma_2}$: les deux systèmes Σ_1 et Σ_2 échangent

de l'énergie sous forme de travail. Ils en échangent aussi sous forme de transfert thermique si la cloison n'est pas adiabatique.

Ainsi, le choix du système Σ englobant Σ_1 et Σ_2 permet d'ignorer les échanges d'énergie entre ces deux systèmes que l'on ne sait pas modéliser.

e) Système mécanique avec frottements

On considère un solide A de masse m_A en translation à la vitesse $\vec{v}$ glissant avec frottement sur un solide fixe B (voir figure 24.2). On considère la transformation suivante : dans l'état initial la vitesse de A est $\vec{v}_i = \vec{v}_0$. Dans l'état final A est immobilisé $\vec{v}_f = \vec{0}$.

On va faire le bilan d'énergie du système $\{A + B\}$ sur cette transformation.

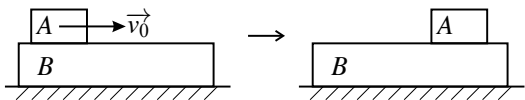


Figure 24.2 – Système mécanique avec frottements

La variation d'énergie cinétique du système est

$$\Delta E_c = E_{c,f} - E_{c,i} = \frac{1}{2} m_A v_f^2 - \frac{1}{2} m_A v_i^2 = 0 - \frac{1}{2} m_A v_0^2.$$

La variation d'énergie interne du système est, par additivité :

$$\Delta U = \Delta U_A + \Delta U_B.$$

Il est raisonnable de supposer la transformation adiabatique parce qu'elle est très rapide. De plus les corps A et B sont à la même température que l'air ambiant au début de l'expérience.

Par ailleurs les forces extérieures agissant sur le système $\{A + B\}$ sont les suivantes : le poids de A qui ne travaille pas puisque le mouvement de A est horizontal, le poids de B qui ne travaille pas puisque B est fixe, la force exercée par la table sur B qui ne travaille pas parce que B est fixe. Les forces de pression ne travaillent pas car la pression extérieure est uniforme et les volumes des solides ne varient pas.

Le premier principe pour le système $\{A + B\}$ dans cette transformation s'écrit donc :

$$\Delta U + \Delta E_c = 0 \quad \text{soit} \quad \Delta U_A + \Delta U_B = \frac{1}{2} m_A v_0^2.$$

Cette relation exprime le fait que l'énergie cinétique de A est transformée en énergie interne de A et de B . Localement, à l'endroit où il y a eu contact, la température des solides a augmenté.

Il est important de noter que le bilan d'énergie de $\{A + B\}$ ne comporte pas le travail de la force de frottement que B exerce sur A car ce travail représente un transfert d'énergie à l'intérieur du système.

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

2 La fonction d'état enthalpie

2.1 Définitions

a) Enthalpie d'un système thermodynamique

On appelle **enthalpie** d'un système thermodynamique la fonction d'état :

$$H = U + PV,$$

où U est l'énergie interne, P la pression et V le volume.

L'enthalpie se mesure en joules.

H est une fonction d'état **extensive**, puisque U et le produit PV sont des fonctions extensives (le produit de la variable intensive P par la variable extensive V est extensif). Elle est aussi **additive** :

$$H_{\Sigma_1 + \Sigma_2} = H_{\Sigma_1} + H_{\Sigma_2},$$

si on réunit deux systèmes Σ_1 et Σ_2 .

b) Capacité thermique à pression constante

On appelle **capacité thermique à pression constante** d'un système *fermé* Σ la grandeur C_P telle que la variation dH de l'enthalpie de Σ lorsque la température varie de dT , la *pression restant constante*, est :

$$dH = C_P dT.$$

C_P se mesure en joules par kelvin : $\text{J} \cdot \text{K}^{-1}$.

C_P dépend en général de la température T . La variation d'enthalpie du système dans une transformation isobare où la température passe de la valeur T_i à la valeur T_f est donc donnée par :

$$\Delta H = \int_{T_i}^{T_f} C_P(T) dT. \quad (24.5)$$

La capacité thermique à pression constante est une grandeur **extensive** et **additive** qui s'exprime en $\text{J} \cdot \text{K}^{-1}$.

Pour un échantillon de corps pur monphasé on définit la **capacité thermique massique à pression constante** c_P en $\text{J} \cdot \text{kg}^{-1} \cdot \text{K}^{-1}$ et la **capacité thermique molaire à pression constante** C_{Pm} en $\text{J} \cdot \text{mol}^{-1} \cdot \text{K}^{-1}$. On a alors :

$$C_P = mc_P = nC_{Pm},$$

en notant m la masse et n la quantité de matière du système. De plus, comme $m = nM$, où M est la masse molaire du corps pur :

$$C_{Pm} = Mc_P.$$

2.2 Premier principe pour une transformation monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final

On considère donc un système subissant une évolution monobare, sous la pression extérieure constante $P_{\text{ext}} = P_0$ constante, entre un état initial i caractérisé par les variables d'état (T_i, P_i, V_i) et un état final f caractérisé par les variables (T_f, P_f, V_f) . On suppose de plus qu'il y a équilibre mécanique entre le système et l'extérieur dans l'état final et l'état initial, soit :

$$P_i = P_f = P_0.$$

Le travail des forces de pression dans la transformation est donné par la formule (23.4), page 800 :

$$W_{\text{pression}} = -P_0(V_f - V_i) = -P_f V_f + P_i V_i = -\Delta(PV).$$

On appelle W_{autre} le travail des forces autres que les forces de pression : $W = W_{\text{pression}} + W_{\text{autre}}$. Le premier principe s'écrit :

$$\Delta U + \Delta E_c = W + Q \quad \text{soit} \quad \Delta U + \Delta E_c = -\Delta(PV) + W_{\text{autre}} + Q.$$

Or : $\Delta U + \Delta(PV) = \Delta(U + PV) = \Delta H$. Finalement :

Pour un système subissant une **transformation monobare**, avec **équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final**, le premier principe peut s'écrire sous la forme :

$$\Delta H + \Delta E_c = W_{\text{autre}} + Q \tag{24.6}$$

où W_{autre} est le travail des forces autres que les forces de pression.

L'intérêt de cette formule est qu'elle évite le calcul du travail des forces de pression pour évaluer le transfert thermique.

Dans le cas où il n'y a pas d'autre travail que celui des forces de pression ($W_{\text{autre}} = 0$) et pas d'énergie cinétique ($\Delta E_c = 0$) elle s'écrit :

$$Q = \Delta H.$$

2.3 Transfert thermique dans une transformation isobare sans travail autre que celui de la pression et sans variation d'énergie cinétique

On considère une transformation isobare d'un système ($P_i = P = P_f$) dans laquelle il n'y a pas de variation d'énergie cinétique, ni de travail d'autres forces que les forces de pression.

Le travail des forces de pression dans la transformation est donné par la formule (23.5), page 800 : $W = -P(V_f - V_i) = P_i V_i - P_f V_f$.

Le premier principe permet d'exprimer le transfert thermique reçu par le système au cours de la transformation : $Q = \Delta U - W = U_f - U_i + P_f V_f - P_i V_i = H_f - H_i$, soit :

$$Q = \Delta H. \tag{24.7}$$

En particulier, pour élever la température d'un système de $\Delta T = 1 \text{ K}$ par chauffage isobare, il faut fournir une énergie égale, en joules, à la valeur, en joules par kelvin, de sa capacité

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

thermique à pression constante C_P , puisque dans ce cas :

$$Q = \Delta H = C_P \Delta T.$$

Il faut rapprocher la formule (24.7) de la formule (24.4) et ne pas les confondre. L'encadré ci-dessous récapitule les expressions du transfert thermique à connaître.

Pour un système ne recevant de travail que des forces de pression et n'ayant pas d'énergie cinétique :

- $Q = \Delta U$ si la transformation est **isochore** ;
- $Q = \Delta H$ si la transformation est **isobare** ou si elle est **monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final**.



Le fait que la valeur de Q coïncide dans certains cas avec la variation d'une fonction d'état ne doit pas faire oublier que Q n'est pas la variation d'une fonction d'état.

2.4 Enthalpie d'un gaz parfait

a) Gaz parfait quelconque

Dans le cas d'un gaz parfait, l'enthalpie molaire s'écrit :

$$H_m = U_m + PV_m = U_m + RT, \quad (24.8)$$

en notant U_m et V_m l'énergie interne et le volume molaires et en utilisant l'équation d'état du gaz parfait. D'après la première loi de Joule, U_m ne dépend que de T . Il en est clairement de même pour H_m . C'est la **deuxième loi de Joule** :

L'enthalpie molaire d'un gaz parfait ne dépend que de sa température, ce que l'on peut écrire :

$$H_m = H_m(T).$$

La capacité thermique à pression constante molaire du gaz parfait est :

$$C_{Pm} = \frac{dH_m}{dT}.$$

Dans un domaine de température où C_{Pm} est une constante on a :

$$H_m(T) = C_{Pm}T + \text{constante},$$

et, pour une transformation entre un état i et un état f :

$$\Delta H_m = C_{Pm}(T_f - T_i). \quad (24.9)$$

En dérivant l'équation (24.8) par rapport à T on obtient : $\frac{dH_m}{dT} = \frac{dU_m}{dT} + R$, soit :

$$C_{Pm} - C_{Vm} = R, \tag{24.10}$$

qui est la **relation de Mayer**. Ainsi, la capacité thermique à pression constante du gaz parfait est supérieure à sa capacité thermique à volume constant.

On donne souvent, pour un gaz parfait, le **rapport des capacités thermiques** :

$$\gamma = \frac{C_{Pm}}{C_{Vm}}. \tag{24.11}$$

Ce rapport est toujours plus grand que 1, d'après la relation de Mayer. On déduit facilement des relations (24.10) et (24.11) les expressions suivantes des deux capacités thermiques molaires :

$$C_{Vm} = \frac{R}{\gamma - 1} \quad \text{et} \quad C_{Pm} = \frac{R\gamma}{\gamma - 1}. \tag{24.12}$$



De ces relations découlent les relations suivantes concernant un échantillon de gaz de quantité de matière n :

$$C_P - C_V = nR, \quad C_V = \frac{nR}{\gamma - 1} \quad \text{et} \quad C_P = \frac{nR\gamma}{\gamma - 1},$$

et les relations suivantes concernant l'unité de masse de gaz :

$$c_P - c_V = \frac{R}{M}, \quad c_V = \frac{R}{M(\gamma - 1)} \quad \text{et} \quad c_P = \frac{R\gamma}{M(\gamma - 1)}.$$

b) Gaz parfait monoatomique

Dans le cas d'un gaz parfait monoatomique on a vu au chapitre 22 que :

$$C_{Vm} = \frac{3}{2}R.$$

On en déduit que :

$$C_{Pm} = \frac{5}{2}R \quad \text{et} \quad \gamma = \frac{5}{3}.$$

c) Gaz parfait diatomique

Dans le cas d'un gaz parfait diatomique, aux températures usuelles, on a vu au chapitre 22 que :

$$C_{Vm} = \frac{5}{2}R.$$

On en déduit que :

$$C_{Pm} = \frac{7}{2}R \quad \text{et} \quad \gamma = \frac{7}{5}.$$

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

2.5 Enthalpie d'une phase condensée indilatable et incompressible

Pour les solides et liquides incompressibles, on a vu au chapitre 22 que l'énergie interne molaire est fonction uniquement de la température $U_m(T)$. On ne peut pas dire la même chose de l'enthalpie molaire $H_m = U_m(T) + PV_m$, parce qu'elle dépend explicitement de la pression.

Cependant, la variation d'enthalpie molaire correspondant à une variation de pression ΔP , égale à $V_m \Delta P$, est souvent négligeable parce que le volume molaire d'une phase condensée est très inférieur à celui d'un gaz. Dans le cadre du programme, on considérera que H_m ne dépend que de T .

D'autre part, si la température varie de dT , la pression restant constante, le terme PV_m ne varie pas, puisque V_m est une constante V_{m0} , donc la variation de l'enthalpie molaire est $dH_m = dU_m = C_{Vm}dT$. Or par définition, $dH_m = C_{Pm}dT$, on a donc $C_{Pm} = C_{Vm}$.

Pour une phase condensée incompressible et indilatable, on peut faire l'approximation que l'enthalpie molaire est indépendante de la pression, soit :

$$H_m \simeq H_m(T).$$

De plus les capacités thermiques molaires à pression constante et à volume constant sont pratiquement égales :

$$C_{Pm} \simeq C_{Vm}.$$

La valeur commune aux deux capacités thermiques molaires est noté le plus souvent C_m .

Sur un domaine de température où C_m est une constante, on peut écrire :

$$U_m = C_m T + \text{constante} \quad \text{et} \quad H_m = C_m T + \text{constante}', \quad (24.13)$$

avec deux constantes différentes. Et pour une transformation au cours de laquelle la température varie de ΔT :

$$\Delta U_m = \Delta H_m = C_m \Delta T. \quad (24.14)$$

Pour les grandeurs massiques, on a de même :

$$u = cT + \text{constante}, \quad h = cT + \text{constante}' \quad \text{et} \quad \Delta u = \Delta h = c \Delta T,$$

où c est la capacité thermique massique.

Remarque

Le modèle de la phase condensée incompressible et indilatable est un modèle théorique limite. Pour les liquides et solides réels : $c_P \simeq c_V$.

Il faut connaître l'ordre de grandeur de la capacité thermique massique de l'eau liquide dont la valeur à température ambiante est : $c_{\text{eau}} = 4,18 \cdot 10^3 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$. C'est une valeur particulièrement élevée.

2.6 Enthalpie d'un système diphasé

a) Expression de l'enthalpie

On considère un système constitué par un corps pur dans deux phases différentes notées I et II (I et II représentant deux des lettres S pour solide, L pour liquide ou G pour gaz) et dont l'état est déterminé par les variables d'état suivantes : la quantité de matière totale n ou la masse m , la température T et le titre massique x_{II} de la phase II (voir chapitre 22, page 774).

Pour calculer l'enthalpie du système on utilise l'additivité de l'enthalpie :

$$H = n_I H_{m,I} + n_{II} H_{m,II} = n((1 - x_{II})H_{m,I} + x_{II}H_{m,II}),$$

ou encore :

$$H = m_I h_I + m_{II} h_{II} = m((1 - x_{II})h_I + x_{II}h_{II}).$$

Soit, en regroupant les termes en x_{II} :

$$H = n(H_{m,I} + x_{II}(H_{m,II} - H_{m,I})) = m(h_I + x_{II}(h_{II} - h_I)). \quad (24.15)$$

b) Enthalpies de changement d'état

On appelle **enthalpie molaire de changement d'état** $\Delta_{I-II}H_m$ la variation d'enthalpie au cours de la transformation d'une mole de corps pur de l'état I à l'état II en un point du plan (P, T) où les phases I et II coexistent, soit :

$$\Delta_{I-II}H_m = H_{m,II} - H_{m,I}.$$

$\Delta_{I-II}H_m$ se mesure en $\text{J}\cdot\text{mol}^{-1}$.

On appelle **enthalpie massique de changement d'état** $\Delta_{I-II}h$ la variation d'enthalpie au cours de la transformation d'un kilogramme de corps pur de l'état I à l'état II en un point du plan (P, T) où les phases I et II coexistent, soit :

$$\Delta_{I-II}h = h_{II} - h_I.$$

$\Delta_{I-II}h$ se mesure en $\text{J}\cdot\text{kg}^{-1}$.

Les enthalpies molaire et massique de changement d'état **ne dépendent que de la température** T puisque la pression est imposée par la condition d'équilibre de diffusion $P = P_{I-II}(T)$ nécessaire à la coexistence à l'équilibre des phases I et II .

Dans la pratique, l'habitude est de prendre toujours la phase II moins ordonnée que la phase I . De plus, l'indice « $I - II$ » est remplacé par les trois premières lettres du nom du changement d'état (voir figure 22.9, page 771) :

$$S - L = \text{fus}, \quad L - V = \text{vap} \quad \text{et} \quad S - G = \text{sub},$$

Par exemple l'enthalpie molaire de fusion est notée $\Delta_{\text{fus}}H_m$ et l'enthalpie massique de vaporisation est notée $\Delta_{\text{vap}}h$. L'enthalpie massique de liquéfaction n'a pas de notation propre, mais elle est égale à $-\Delta_{\text{vap}}h$.

L'enthalpie d'un échantillon de corps pur diphasé, comportant les phases I et II , peut se mettre sous les formes suivantes :

$$H = n(H_{m,I} + x_{II}\Delta_{I-II}H_m) = m(h_I + x_{II}\Delta_{I-II}h). \quad (24.16)$$

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

2.7 Variations d'enthalpie isobares

Le calcul de la variation d'enthalpie entre deux états de même pression est fondamental pour l'application du premier principe aux transformations isobares ou aux transformations monobares avec équilibre mécanique dans l'état final et dans l'état initial.

Pour le calcul de la variation d'une fonction d'état, on peut choisir le chemin menant de l'état initial à l'état final pour lequel le calcul est le plus simple, même si ce n'est pas le chemin réel suivi par le système.

a) Variation d'enthalpie due à un changement de température

On considère un échantillon de corps pur monphasé passant d'un état initial i caractérisé par les variables d'état (T_i, P_0) à l'état final f caractérisé par (T_f, P_0) .

Pour le calcul de la variation d'enthalpie, on peut considérer un chemin *isobare*. D'après la définition de la capacité thermique à pression constante C_P du système, la variation d'enthalpie est :

$$\Delta H = \int_{T_i}^{T_f} C_P(T) dT.$$

Dans le cadre des applications on suppose très souvent que la capacité thermique à pression constante est toujours indépendante de la température. La formule précédente se simplifie alors en :

$$\Delta H = C_P(T_f - T_i). \tag{24.17}$$

b) Variation d'enthalpie due à un changement d'état isotherme et isobare

On considère une transformation d'un échantillon de corps pur de masse totale m passant d'un état d'équilibre initial où il se trouve dans les phases I et II décrit par les variables d'état $(T_0, P_0, x_{II,i})$ à un état d'équilibre final du même type décrit par les variables $(T_0, P_0, x_{II,f})$.

Remarque

On a donc : $P_0 = P_{I-II}(T_0)$.

La variation d'enthalpie est :

$$\Delta H = m(h_I + x_{II,f}\Delta_{I-II}h) - m(h_I + x_{II,i}\Delta_{I-II}h),$$

soit :

$$\Delta H = m(x_{II,f} - x_{II,i})\Delta_{I-II}h. \tag{24.18}$$

En utilisant les enthalpies molaires et la quantité de matière on trouve de la même manière :

$$\Delta H = n(x_{II,f} - x_{II,i})\Delta_{I-II}H_m. \tag{24.19}$$

Quel est le bilan d'énergie de la transformation ? La transformation étant isobare, s'il n'y a pas d'autre travail que celui des forces de pression et s'il n'y a pas d'énergie cinétique, le

transfert thermique reçu par le système est :

$$Q = \Delta H.$$

La transformation étant isobare, le travail des forces de pression reçu par le système est :

$$\begin{aligned} W &= -P\Delta V = -PV_f + PV_i \\ &= -Pm((1 - x_{II,f})v_I + x_{II,f}v_{II}) + Pm((1 - x_{II,i})v_I + x_{II,i}v_{II}) \\ &= -Pm(v_I + x_{II,f}(v_{II} - v_I)) + Pm(v_I + x_{II,i}(v_{II} - v_I)) = -Pm(x_{II,f} - x_{II,i})(v_{II} - v_I). \end{aligned}$$

Exemple

1. Une poche à glace contient une masse totale $m = 500$ g d'un mélange d'eau liquide et de glace avec une fraction $x_L = 0,200$ de liquide. Quelle est la valeur maximale du transfert thermique qu'elle peut recevoir tout en restant à la température $T_0 = 273$ K, température d'équilibre eau-glace sous la pression ambiante $P_0 = 1,00 \cdot 10^5$ Pa ?

Pour répondre il faut connaître l'enthalpie massique de fusion de la glace à la température T_0 . On trouve dans les tables : $\Delta_{\text{fus}}h = 334$ kJ·kg⁻¹.

La poche de glace reste à la température T_0 tant qu'il y a équilibre entre l'eau et la glace. Le transfert thermique est égal à la variation d'enthalpie puisque la transformation est isobare. Sa valeur maximale correspond à la fusion de toute la glace soit $x_{L,f} = 1$, donc :

$$Q_{\text{max}} = \Delta H_{\text{max}} = m(1 - x_L)\Delta_{\text{fus}}h = 0,500 \times (1 - 0,200) \times 334 \cdot 10^3 = 133 \cdot 10^3 \text{ J}.$$

2. On vaporise de manière isotherme et isobare, sous la pression $P_0 = 2,00 \cdot 10^5$ Pa, une masse $m = 10,0$ kg d'eau liquide. Quel transfert thermique doit-on apporter ? Quel est le travail des forces de pression ?

On trouve dans les tables la température d'ébullition de l'eau à la pression P_0 qui est $T_0 = 393$ K. À cette température :

- l'enthalpie massique de vaporisation de l'eau est $\Delta_{\text{vap}}h = 2201$ kJ·kg⁻¹ ;
- le volume massique de la vapeur d'eau est $v_G = 885 \cdot 10^{-3}$ m³·kg⁻¹ ;
- le volume massique de l'eau liquide est $v_L = 1,06 \cdot 10^{-3}$ m³·kg⁻¹.

On prend pour système la masse d'eau et on considère la transformation isobare et isotherme menant de l'état initial $(T_0, P_0, x_{G,i} = 0)$ à l'état final $(T_0, P_0, x_{G,f} = 1)$.

La transformation est isobare, il n'y a pas de travail autre que celui des forces de pression et pas d'énergie cinétique, donc le transfert thermique reçu par le système est :

$$Q = \Delta H = m\Delta_{\text{vap}}h = 10,0 \times 2201 \cdot 10^3 = 2,20 \cdot 10^7 \text{ J}.$$

Le travail algébrique reçu par le système dans cette transformation isobare est :

$$\begin{aligned} W &= -P_0(V_f - V_i) = -P_0(mv_G - mv_L) \\ &= -2,0 \cdot 10^5 \times 10 \times (885 - 1,06) \cdot 10^{-3} = -1,8 \cdot 10^6 \text{ J}. \end{aligned}$$

Ce travail est négatif : il est fourni par le système à l'extérieur. En fournissant du

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

transfert thermique à ce système on obtient qu'il produise du travail mécanique :
c'est le principe de base de la machine à vapeur.

c) Généralisation

On considère une transformation d'un échantillon de corps pur de masse totale m passant d'un état initial i diphasé (phases I et II) caractérisé par les variables d'état $(T_i, P_0, x_{II,i})$ à un état final f où il se trouve entièrement dans la phase II et caractérisé par les variables d'état (T_f, P_0) .

Pour calculer la variation d'enthalpie, on ne change donc pas le résultat en supposant que le système passe par un état intermédiaire dans lequel le corps pur est entièrement dans la phase II et caractérisé par les variables d'état (T_i, P_0) .

La première étape de la transformation est alors un changement d'état isotherme et isobare, x_{II} passant de $x_{II,i}$ à 1, pour lequel la variation d'enthalpie est donnée par la formule 24.18 du paragraphe précédent :

$$H_{\text{int}} - H_i = m(1 - x_{II,i})\Delta_{I-II}h.$$

La deuxième étape est une transformation isobare dans laquelle la température passe de T_i à T_f . Par définition de la capacité thermique à pression constante, la variation d'enthalpie au cours de cette étape est :

$$H_f - H_{\text{int}} = \int_{T_i}^{T_f} m c_{P,II} dT = m c_{P,II} (T_f - T_i),$$

si l'on suppose la capacité thermique massique $c_{P,II}$ de la phase II indépendante de la température. Finalement la variation d'enthalpie au cours de la transformation menant de l'état i à l'état f est :

$$\Delta H = H_f - H_i = (H_f - H_{\text{int}}) + (H_{\text{int}} - H_i) = m((1 - x_{II,i})\Delta_{I-II}h + c_{P,II}(T_f - T_i)). \quad (24.20)$$

3 Mesures de grandeurs thermodynamiques

Dans ce paragraphe on s'intéresse à des expériences permettant la mesure des grandeurs suivantes :

- capacité thermique à pression constante ;
- enthalpie de changement d'état.

Ces expériences, réalisables en travaux pratiques, nécessitent un dispositif appelé calorimètre.

3.1 Le calorimètre

Un **calorimètre** (voir figure 24.3) est un récipient composé en général d'une paroi extérieure et d'une cuve intérieure, fermé par un couvercle percé de petites ouvertures permettant d'introduire un agitateur, un thermomètre, une résistance chauffante. La cuve intérieure étant séparée de la paroi extérieure par de l'air, le système est relativement bien isolé et on peut négliger sur la durée d'une expérience de travaux pratiques les échanges thermiques avec l'extérieur.

Le système thermodynamique Σ étudié sera le système {calorimètre + son contenu}. Pour

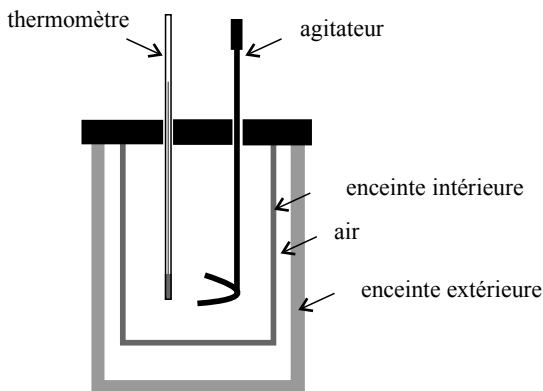


Figure 24.3 – Calorimètre.

appliquer le premier principe on devra tenir compte de la capacité thermique du calorimètre parce qu'elle n'est pas négligeable en général devant la capacité thermique de ce qu'il contient. Par habitude, au lieu de donner la capacité thermique du calorimètre, on donne la masse d'eau qui aurait la même capacité thermique que l'on appelle **valeur en eau du calorimètre**. Ainsi, un calorimètre ayant une valeur en eau $\mu = 20 \text{ g}$ a une capacité thermique :

$$C = 4,18 \times 10^3 \times 20 \cdot 10^{-3} = 84 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1}.$$

La valeur en eau du calorimètre tient compte de la capacité thermique de tous les instruments du calorimètre.

Quelle fonction d'état faut-il utiliser pour appliquer le premier principe au système Σ ?

Les expériences dans un calorimètre se font à pression extérieure constante, le système étant en contact avec l'atmosphère par les petites ouvertures laissant passer le thermomètre et l'agitateur. Les transformations sont donc monobares. On utilisera donc l'enthalpie H , plutôt que l'énergie interne U , et le premier principe sous la forme :

$$\Delta H = Q.$$



Dans ce qui suit les températures seront notées θ et exprimées en degré Celsius.

3.2 Détermination d'une capacité thermique massique

On souhaite déterminer la capacité thermique massique c_{Fe} d'un échantillon fer.

Le principe de l'expérience consiste à mesurer la température obtenue en mettant en contact thermique l'échantillon et une quantité connue d'eau, dont la capacité thermique à pression constante c_{eau} est connue. On réalise l'expérience dans le calorimètre pour avoir un système isolé thermiquement.

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

Expérience

On verse dans le calorimètre $m_{\text{eau}} = 400 \text{ g}$ d'eau très froide et on mesure la température qui se stabilise après quelques instants. On trouve $\theta_0 = 2,0^\circ\text{C}$. On introduit dans le calorimètre l'échantillon de fer, que l'on a préalablement pesé (sa masse est $m_{\text{Fe}} = 200 \text{ g}$) et qui est initialement à la température d'une étuve thermostatée, $\theta_1 = 85,0^\circ\text{C}$. On vérifie que l'échantillon est bien entièrement couvert d'eau. On attend que la température se stabilise et on mesure la température finale $\theta_F = 6,4^\circ\text{C}$.

On va appliquer le premier principe de la thermodynamique au système

$$\Sigma = \{ \text{calorimètre et instruments} + \text{eau} + \text{fer} \}$$

sur la transformation suivante :

$$\begin{array}{c|c} \text{État initial} & \begin{array}{l} \text{Eau + calorimètre : } \theta_0 \\ \text{Fer : } \theta_1 \end{array} \\ \hline \text{État final} & \begin{array}{l} \text{Eau + calorimètre : } \theta_F \\ \text{Fer : } \theta_F \end{array} \end{array}$$

L'évolution est *monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final*, il n'y a pas d'énergie cinétique, ni de travail autre que celui de la pression. On a donc $\Delta H = Q$. Si le calorimètre est bien isolé, le système n'a pas d'échange thermique avec l'extérieur durant l'expérience donc :

$$\Delta H = 0.$$

L'enthalpie H est une fonction additive donc :

$$\Delta H = \Delta H_{\text{eau}} + \Delta H_{\text{calorimètre}} + \Delta H_{\text{Fe}}.$$

En supposant les différentes capacités thermiques à pression constantes indépendantes de la température, on a, d'après l'expression (24.17) page 828 :

$\Delta H_{\text{eau}} = m_{\text{eau}} c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0)$, $\Delta H_{\text{calorimètre}} = \mu c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0)$, $\Delta H_{\text{Fe}} = m_{\text{Fe}} c_{\text{Fe}} (\theta_F - \theta_1)$,
en notant μ la valeur en eau du calorimètre. L'équation $\Delta H = 0$ conduit alors à :

$$\begin{aligned} c_{\text{Fe}} &= \frac{(m_{\text{eau}} + \mu) c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0)}{m_{\text{Fe}} (\theta_1 - \theta_F)} \\ &= \frac{(400 + 20) \cdot 10^{-3} \times 4,18 \cdot 10^3 \times (6,4 - 2,0)}{200 \cdot 10^{-3} \times (85,0 - 6,4)} = 4,9 \cdot 10^2 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}. \end{aligned}$$

La valeur que l'on trouve dans les tables est : $c_{\text{Fe}} = 452 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$.

Remarque

1. Les pertes du calorimètre engendrent une erreur systématique sur le résultat. En effet, la température du calorimètre est en dessous de la température de la pièce donc les fuites thermiques sont vers l'intérieur du calorimètre et tendent à faire augmenter θ_F , ce qui fait grandir la valeur de c_{Fe} déterminée. Il est donc normal que l'on trouve une valeur trop élevée.
2. Pour améliorer la précision de la mesure, on a intérêt à ce que le changement de température de l'eau soit le plus grand possible.

3.3 Détermination d'une enthalpie de changement d'état

On souhaite déterminer l'enthalpie massique de fusion $\Delta_{fus,eau}h$ de l'eau. On dispose de glaçons sortant d'un congélateur à -18°C , d'eau, d'une balance, d'une bouilloire et d'un calorimètre.

L'idée est de mesurer la température finale d'un système dans lequel on a mis une quantité connue d'eau chaude (de température connue) et un glaçon (de masse et température connues). Il est souhaitable de choisir la quantité d'eau et sa température de telle manière, dans l'état final, que le système soit composé uniquement d'eau liquide, pour avoir une température qui s'homogénéise rapidement dans le système et dont la mesure détermine complètement l'état final du système.

Expérience

On verse dans le calorimètre $m_{\text{eau}} = 50 \text{ g}$ d'eau chaude et on mesure la température qui se stabilise après quelques instants à la valeur $\theta_0 = 74^\circ\text{C}$.

On introduit ensuite dans le calorimètre un glaçon sortant du congélateur, à la température $\theta_1 = -18^\circ$, après en avoir déterminé la masse $m_{\text{glace}} = 19 \text{ g}$. On attend que la température se stabilise et on mesure la température finale : $\theta_F = 38^\circ\text{C}$.

On va appliquer le premier principe de la thermodynamique au système

$$\Sigma = \{ \text{calorimètre et instruments} + \text{eau} + \text{glace} \}$$

sur la transformation suivante :

État initial	Eau liquide : m, θ_0		État final	Eau liquide : $m_{\text{eau}} + m_{\text{glace}}, \theta_F$
	Calorimètre : μ, θ_0			Calorimètre : θ_F
	Glace : $m_{\text{glace}}, \theta_1$			

L'évolution est *monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final*, il n'y a pas d'énergie cinétique, ni de travail autre que celui de la pression. On a donc $\Delta H = Q$. Si le calorimètre est bien isolé, le système n'a pas d'échange thermique avec l'extérieur durant l'expérience donc :

$$\Delta H = 0.$$

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

L'enthalpie H est une fonction additive donc :

$$\Delta H = \Delta H_{\text{eau}} + \Delta H_{\text{calorimètre}} + \Delta H_{\text{glace}}.$$

En supposant les différentes capacités thermiques à pression constante indépendantes de la température, on a, d'après l'expression (24.17) :

$$\Delta H_{\text{eau}} = m_{\text{eau}} c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0), \quad \Delta H_{\text{calorimètre}} = \mu c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0),$$

en notant μ la valeur en eau du calorimètre.

Le calcul de ΔH_{glace} fait apparaître la capacité thermique de la glace : $c_S = 2,06 \text{ kJ} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$ et l'enthalpie massique de fusion de la glace $\Delta_{\text{fus}} h$ que l'on souhaite mesurer. On utilise la méthode donnée page 828. On imagine un chemin entre l'état initial (glace à θ_1) et l'état final (eau à θ_F) en trois étapes :

- transformation isobare dans laquelle la température passe de θ_1 à 0°C , l'enthalpie varie de : $m_{\text{glace}} c_S (0 - \theta_1)$;
- fusion isobare et isotherme de la glace à 0°C , l'enthalpie varie de : $m_{\text{glace}} \Delta_{\text{fus}} h$;
- transformation isobare dans laquelle l'eau liquide passe de 0°C à θ_F , l'enthalpie varie de : $m_{\text{glace}} c_{\text{eau}} (\theta_F - 0)$.

Ainsi :

$$\Delta H_{\text{glace}} = m_{\text{glace}} (c_{\text{eau}} \theta_F + \Delta_{\text{fus}} h - c_S \theta_1).$$

Finalement : $\Delta H = (m_{\text{eau}} + \mu) c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0) + m_{\text{glace}} (c_{\text{eau}} \theta_F + \Delta_{\text{fus}} h - c_S \theta_1)$. Et de la relation $\Delta H = 0$ on déduit :

$$\Delta_{\text{fus}} h = \frac{(m_{\text{eau}} + \mu)}{m_{\text{glace}}} c_{\text{eau}} (\theta_0 - \theta_F) + c_S \theta_1 - c_{\text{eau}} \theta_F = 3,6 \cdot 10^5 \text{ J} \cdot \text{kg}^{-1}.$$

La valeur que l'on trouve dans les tables est : $\Delta_{\text{fus}} h = 334 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}$.

Remarque

Étant donné que la température finale θ_F est au-dessus de la température ambiante, les fuites thermiques font qu'elle est plus basse que ce que l'on calcule. L'expression de $\Delta_{\text{fus}} h$ ci-dessus montre qu'elle est alors surestimée. C'est une erreur systématique.

3.4 Mesure de la valeur en eau du calorimètre

Pour pouvoir réaliser les expériences précédentes il faut connaître la valeur en eau μ du calorimètre. Pour la déterminer on dispose d'une résistance électrique chauffante $R = 10 \Omega$, d'une alimentation continue 6 – 12 V et d'eau.

L'idée est de mesurer l'élévation de température du calorimètre lorsqu'on apporte une quantité d'énergie connue par la résistance.

Expérience

On remplit le calorimètre avec une masse $m_{\text{eau}} = 50 \text{ g}$ d'eau. On place la résistance dans le calorimètre sans la connecter. On laisse l'équilibre s'établir et on mesure la température : $\theta_0 = 21^\circ\text{C}$.

On branche la résistance sur l'alimentation réglée sur $U = 12 \text{ V}$ et pendant une durée $\tau = 2 \text{ min}$.

On attend que l'équilibre soit établi et on lit la température finale : $\theta_F = 27^\circ\text{C}$.

On va appliquer le premier principe de la thermodynamique au système

$$\Sigma = \{ \text{calorimètre et instruments} + \text{eau} + \text{résistance} \}$$

sur la transformation suivante :

$$\text{État initial} \mid \text{Eau} + \text{calorimètre} : \theta_0 \quad || \quad \text{État final} \mid \text{Eau} + \text{calorimètre} : \theta_F$$

Le système Σ subit une transformation *monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final*. On peut appliquer le premier principe sous la forme de l'équation (24.6) page 823.

Le calorimètre étant bien isolé, Σ ne reçoit aucun transfert thermique sur la durée de l'expérience : $Q = 0$. Il n'y a pas d'énergie cinétique. Par ailleurs Σ reçoit un travail autre que celui des forces de pression, le travail électrique fourni par le générateur : $W_{\text{autre}} = \mathcal{P}_{\text{Joule}} \tau = \frac{U^2}{R} \tau$. Le premier principe s'écrit donc :

$$\Delta H = \frac{U^2}{R} \tau.$$

La variation d'enthalpie se calcule comme au paragraphe 3.2 :

$$\Delta H_{\text{eau}} = m_{\text{eau}} c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0), \quad \Delta H_{\text{calorimètre}} = \mu c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0), \quad \Delta H_{\text{résistance}} \simeq 0,$$

en négligeant la capacité thermique de la résistance. Ainsi :

$$\Delta H = (m_{\text{eau}} + \mu) c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0) = \frac{U^2}{R} \tau.$$

Il vient donc :

$$\mu = \frac{U^2 \tau}{R c_{\text{eau}} (\theta_F - \theta_0)} - m_{\text{eau}} = \frac{12^2 \times 2 \times 60}{10 \times 4,18.10^3 \times (27 - 21)} - 50.10^{-3} = 1,9.10^{-2} \text{ kg}.$$

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- premier principe de la thermodynamique
- fonction d'état enthalpie
- capacité thermique à pression constante
- deuxième loi de Joule
- rapport des capacités thermiques d'un gaz parfait
- loi de Mayer
- enthalpie d'une phase condensée idéale
- ordre de grandeur de la capacité thermique massique de l'eau
- enthalpie de changement d'état

SAVOIR-FAIRE

- écrire le premier principe pour un système fermé
- distinguer le statut des termes d'échange (Q et W) de celui des termes de variation (ΔU et ΔH)
- calculer un transfert thermique à partir du premier principe
- exprimer le premier principe en terme d'enthalpie pour une transformation monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final
- exploiter l'additivité et l'extensivité de l'énergie interne
- exploiter l'additivité et l'extensivité de l'enthalpie
- faire un bilan d'énergie avec changement d'état
- mettre en œuvre une expérience de mesure d'une grandeur thermodynamique énergétique

MOTS-CLÉS

- | | | |
|---------------------|----------------------|-----------------------|
| • énergie | • enthalpie | • transfert thermique |
| • énergie cinétique | • capacité thermique | • calorimétrie |
| • énergie interne | • travail | |

S'ENTRAÎNER

24.1 Vrai ou faux ? (★)

Justifier les réponses et rectifier les affirmations fausses si c'est possible.

1. L'énergie interne d'un gaz ne dépend que de la température.
2. Au cours d'une transformation monobare, le transfert thermique est égal à la variation d'enthalpie.
3. La température d'un corps pur augmente quand on lui fournit un transfert thermique.
4. La température d'un système isolé reste constante.
5. Un système fournit adiabatiquement du travail.
 - a. Sa température ne varie pas.
 - b. Son énergie interne diminue.
6. Un gaz est contenu dans un cylindre fermé par un piston. On diminue son volume de moitié de manière soit adiabatique, soit isotherme. Le travail à fournir est :
 - a. plus grand si la compression est adiabatique que si elle est isotherme ;
 - b. égal à la variation d'énergie interne dans les deux cas.

24.2 Valeur en eau d'un calorimètre (★)

On mélange 95 g d'eau à 20°C et 71 g d'eau à 50°C dans un calorimètre dont la température initiale est 20°C.

1. Quelle est la température finale à l'équilibre, en négligeant l'influence du calorimètre ?
2. Expérimentalement on obtient 31,3°C. Expliquer.
3. En déduire la valeur en eau du calorimètre.

24.3 Détermination de la chaleur massique du cuivre (★)

Dans un calorimètre dont la valeur en eau est de 41 g, on verse 100 g d'eau. Une fois l'équilibre thermique atteint, on mesure une température de 20°C. On plonge alors une barre métallique dont la masse est 200 g et dont la température initiale est de 60°C. A l'équilibre, on mesure une température de 24,5°C. Déterminer la capacité thermique massique du métal.

On donne la capacité thermique massique de l'eau $c_e = 4,18 \text{ kJ.kg}^{-1}.\text{K}^{-1}$ et on suppose que les capacités thermiques massiques sont constantes dans le domaine de températures considérées.

24.4 Transformations polytropiques (★)

Une transformation polytropique est une transformation quasistatique vérifiant PV^k constante.

1. Calculer le travail des forces de pression pour un gaz parfait subissant une transformation polytropique entre (P_0, V_0, T_0) et (P_1, V_1, T_1) en fonction des pressions et volumes ainsi que de k .

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

- On note $\gamma = \frac{C_p}{C_v}$ qui est une constante pour un gaz parfait. Trouver une expression du transfert thermique au cours de la transformation précédente de la forme $C(T_1 - T_0)$ où C est une constante.
- Donner une interprétation physique de C .
- Étudier en les interprétant physiquement les cas suivants : $k = \gamma$, $k = 0$, $k \rightarrow \infty$ et $k = 1$.

24.5 Compressions et détentes successives d'un gaz parfait (★★)

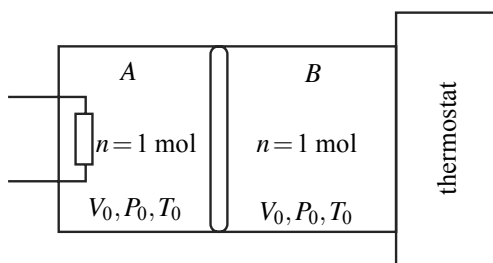
On étudie les compressions et détentes successives d'un gaz parfait ($\gamma = 1,4$). On suppose que les transformations sont mécaniquement réversibles.

- Le gaz subit une compression isotherme (température $T_0 = 273$ K) de $P_0 = 1$ bar à $P_1 = 20$ bar, puis une détente adiabatique jusqu'à P_0 . Pour cette détente adiabatique on indique que la température et la pression sont liées par la loi : $T^\gamma P^{1-\gamma} = \text{constante}$. Calculer la température T_1 après les deux transformations.
- On recommence l'opération. Calculer T_2 puis T_n après n séries de transformations. Effectuer l'application numérique pour $n = 5$.
- Calculer la variation d'énergie interne au cours de la $n^{\text{ième}}$ double transformation en fonction de T_0 , P_0 et P_1 . Calculer le travail W et le transfert thermique Q reçus par le gaz. Effectuer les applications numériques pour une mole de gaz et pour $n = 5$.

APPROFONDIR

24.6 Chauffage d'une enceinte (★)

On étudie le système suivant :



On suppose que les enceintes contiennent des gaz parfaits et que l'enceinte A est parfaitement calorifugée. On note $\gamma = \frac{C_p}{C_v}$. On chauffe l'enceinte A jusqu'à la température T_1 par la résistance chauffante. Les transformations seront considérées comme quasistatiques.

- Déterminer les volumes finaux des deux enceintes ainsi que la pression finale.
- Calculer la variation d'énergie interne de chacune des enceintes A et B ainsi que celle de l'ensemble $\{A + B\}$.

3. Quelle est la nature de la transformation de l'enceinte B ? En déduire le travail W reçu par B de la part de A ainsi que le transfert thermique Q_1 reçu par B de la part du thermostat.
4. Déterminer le transfert thermique Q_2 fourni par la résistance.

24.7 Solidification d'eau surfondue (★)

En refroidissant très progressivement de l'eau liquide, on peut l'amener en dessous de sa température d'équilibre liquide-solide sans provoquer la solidification. Cet état, appelé *surfusion*, est instable et une petite perturbation, comme un choc, peut provoquer la solidification instantanée de l'eau.

On considère un échantillon d'eau surfondue sous la pression 1.10^5 Pa et à la température -5°C . On fait cesser la surfusion de manière très rapide. Quelle est la fraction de liquide dans l'état final ?

La capacité thermique massique de l'eau liquide est $c = 4,18 \text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$ et l'enthalpie massique de fusion de l'eau $\Delta_{\text{fus}}h = 334 \text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$.

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

CORRIGÉS

24.1 Vrai ou faux ?

1. Faux. Ce n'est pas forcément le cas si le gaz n'est pas un gaz parfait.
2. Faux. Il faut en plus que l'état initial et l'état final soient des états d'équilibre avec l'extérieur.
3. Faux : si le corps pur est diphasé, l'apport de transfert thermique provoque un changement d'état et non une augmentation de la température. Autre exemple : au cours d'une détente isotherme d'un gaz parfait, le gaz fournit du travail, reçoit du transfert thermique, et sa température ne varie pas.
4. Faux. D'après le premier principe $\Delta U = 0$ mais U n'est pas fonction que de température en général, donc T n'est pas forcément constante. Pour un gaz parfait ou une phase condensée incompressible et indilatable en revanche, le résultat est vrai.
5. a. Faux. Adiabatique ne veut pas dire isotherme.
b. Vrai car $W < 0$ et $Q = 0$.
6. a. Vrai. Le travail à fournir est égal à l'aire sous la courbe représentative de la transformation dans le diagramme de Clapeyron (P, V). Or la pente de l'adiabatique étant supérieure à celle de l'isotherme (voir chapitre 25 page 853) à l'état initial, il faut fournir plus de travail pour comprimer le système de manière adiabatique.
b. Faux. $W = \Delta U$ uniquement si la transformation est adiabatique.

24.2 Valeur en eau d'un calorimètre

Le système considéré est constitué du calorimètre et des deux masses d'eau qu'on y met.

1. En négligeant la capacité thermique du calorimètre, le bilan énergétique se traduit par : $\Delta H_{\text{masse } 1} + \Delta H_{\text{masse } 2} = 0$ puisqu'il n'y a pas de travail ni d'échange avec l'extérieur. On obtient l'équation $m_1 c_0 (\theta_f - \theta_1) + m_2 c_0 (\theta_f - \theta_2) = 0$ soit $\theta_f = \frac{m_2 \theta_2 + m_1 \theta_1}{m_1 + m_2} = 32,8^\circ\text{C}$.
2. L'écart de température entre la valeur théorique et la valeur constatée prouve qu'on ne peut pas négliger la capacité thermique du calorimètre.
D'autre part, la température constatée étant inférieure à la température théorique, on peut en déduire qu'on commence par mettre l'eau la plus froide dans le calorimètre.
3. En notant m_0 la valeur en eau du récipient, le nouveau bilan énergétique s'écrit

$$(m_0 + m_1) c_0 (\theta'_f - \theta_1) + m_2 c_0 (\theta'_f - \theta_2) = 0 \quad \text{soit} \quad m_0 = m_2 \frac{\theta_2 - \theta'_f}{\theta'_f - \theta_1} - m_1 = 22,5 \text{ g.}$$

24.3 Détermination de la chaleur massique du cuivre

Le système considéré est constitué du calorimètre, de l'eau qu'il contient et de la barre métallique qu'on y introduit.

Comme il n'y a ni transfert thermique avec l'extérieur ni travail, le bilan énergétique se traduit par : $\Delta H = 0$ soit $(\mu + m_e) c_e (\theta_f - \theta_e) + m_m c_m (\theta_f - \theta_m) = 0$.

On en déduit : $c_m = c_e \frac{(\mu + m_e)(\theta_f - \theta_e)}{m_m(\theta_m - \theta_f)} = 3,7 \cdot 10^2 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$. La valeur tabulée de la capacité thermique massique du cuivre est : $c_{\text{Cu}} = 385 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$.

24.4 Transformations polytropiques

1. Le calcul du travail pour une transformation polytropique mécaniquement réversible a été calculé au chapitre 24, page 803 : $W = \frac{1}{k-1} (P_1 V_1 - P_0 V_0) = \frac{nR}{k-1} (T_1 - T_0)$.

2. En appliquant le premier principe on en déduit :

$$Q = \Delta U + \Delta E_c - W = nC_V(T_1 - T_0) + 0 - \frac{nR}{k-1}(T_1 - T_0) = nR \left(\frac{1}{\gamma-1} - \frac{1}{k-1} \right) (T_1 - T_0),$$

$$\text{donc : } C = \frac{(k-\gamma)nR}{(\gamma-1)(k-1)}.$$

3. C est homogène à une capacité thermique.

4. Pour $k = \gamma$, $C = 0$, ce qui signifie qu'il n'y a pas d'échange thermique : la transformation est adiabatique.

Pour $k = 0$, la loi polytropique s'écrit $P = \text{constante}$ et $C = \frac{\gamma nR}{\gamma-1} = C_P$, ce qui est cohérent.

Pour k infini, la loi polytropique s'écrit $P^{\frac{1}{k}} V = V = \text{constante}$ et $C = \frac{nR}{\gamma-1} = C_V$, ce qui est bien cohérent.

Pour $k = 1$, la loi polytropique s'écrit $PV = \text{constante}$ soit $T = \text{constante}$, c'est une transformation isotherme. La formule donne C tendant vers l'infini ce qui signifie que le système peut emmagasiner tout transfert thermique sans variation de température.

24.5 Compressions et détentes successives d'un gaz parfait

Le système considéré est le gaz.

1. On décompose la première transformation en deux étapes :

- état initial : P_0, T_0 ;
- état intermédiaire : $P_1 = 20P_0, T_0$;
- état final : P_0, T_1 .

La seconde étape est adiabatique et mécaniquement réversible donc :

$$P_1^{1-\gamma} T_0^\gamma = P_0^{1-\gamma} T_1^\gamma \Rightarrow T_1 = T_0 \left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{\frac{1-\gamma}{\gamma}} = 115 \text{ K}.$$

$$2. \text{ On trouve de même : } T_2 = T_1 \left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{\frac{1-\gamma}{\gamma}} = T_0 \left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{2 \frac{1-\gamma}{\gamma}}.$$

$$\text{Puis, par récurrence : } T_n = T_{n-1} \left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{\frac{1-\gamma}{\gamma}} = T_0 \left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{\frac{1-\gamma}{\gamma} n}.$$

L'application numérique donne, pour $n = 5$: $T_5 = 3,78 \text{ K}$. C'est une méthode qui peut sembler très efficace pour refroidir un gaz mais en fait on a supposé la transformation réversible et le gaz parfait. À très basse température, même si le système est encore gazeux, le modèle de gaz parfait est insuffisant.

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

3. On décompose la $n^{\text{ième}}$ transformation en deux étapes

- état initial : P_0, T_{n-1} ;
- état intermédiaire : $P_1 = 20P_0, T_{n-1}$;
- état final : P_1, T_n .

On note n_m le nombre de moles du gaz. La variation d'énergie interne ΔU_1 est nulle pour la transformation isotherme d'après la première loi de Joule. Pour la seconde transformation :

$$\Delta U_2 = \frac{n_m R}{\gamma - 1} (T_n - T_{n-1}) = \frac{n_m R}{\gamma - 1} T_0 \left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{(n-1) \frac{1-\gamma}{\gamma}} \left(\left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{\frac{1-\gamma}{\gamma}} - 1 \right).$$

Finalement, la variation d'énergie interne est : $\Delta U = \Delta U_2$ puisque $\Delta U_1 = 0$.

Pour la première transformation qui est isotherme et mécaniquement réversible, le travail est :

$$W_1 = n_m R T_n \ln \left(\frac{P_1}{P_0} \right) = n_m R T_0 \left(\frac{P_1}{P_0} \right)^{n \frac{1-\gamma}{\gamma}} \ln \left(\frac{P_1}{P_0} \right),$$

et avec le premier principe :

$$Q_1 = \Delta U_1 - W_1 = -W_1.$$

Pour la seconde transformation qui est adiabatique $Q_2 = 0$, donc $W_2 = \Delta U_2$. D'où finalement : $W = W_1 + W_2$ et $Q = Q_1$.

Application numérique : $\Delta U = -106 \text{ J}$, $W = -12,2 \text{ J}$ et $Q = -94,1 \text{ J}$.

24.6 Chauffage d'une enceinte

1. Dans l'état final, la température de l'enceinte A est T_1 puisqu'on a chauffé cette enceinte et la température de l'enceinte B toujours en contact avec le thermostat est T_0 . Par ailleurs, l'équilibre mécanique se traduit par l'égalité des pressions dans les deux enceintes soit avec l'équation des gaz parfaits $P_f = \frac{RT_1}{V_A} = \frac{RT_0}{V_B}$. On a conservation du volume c'est-à-dire que

les volumes V_A et V_B vérifient $V_A + V_B = 2V_0$. De l'égalité des pressions, on tire $V_B = V_A \frac{T_0}{T_1}$

donc en reportant dans la conservation du volume, on obtient $V_A = \frac{2V_0 T_1}{T_1 + T_0}$ puis $V_B = \frac{2V_0 T_0}{T_1 + T_0}$.

Finalement la pression finale vaut $P_f = \frac{R(T_0 + T_1)}{2V_0}$.

2. Comme les gaz sont parfaits, les variations d'énergie interne ne dépendent que des variations de température. Par conséquent, dans l'enceinte B, la variation d'énergie interne est nulle $\Delta U_B = 0$. Pour l'enceinte A, on a $\Delta U_A = C_V (T_1 - T_0)$.

De la relation de Mayer $C_P - C_V = nR$ et de la définition de γ rappelée dans l'énoncé, on obtient $C_V = \frac{nR}{\gamma - 1}$ et finalement $\Delta U_A = \frac{R}{\gamma - 1} (T_1 - T_0)$ (ici $n = 1$ mole). La variation d'énergie interne de l'ensemble s'obtient en appliquant l'extensivité de l'énergie interne soit :

$$\Delta U = \Delta U_A + \Delta U_B = \frac{R}{\gamma - 1} (T_1 - T_0).$$

3. L'évolution de l'enceinte B est quasistatique et à température constante : elle est donc isotherme. On en déduit l'expression du travail reçu par l'enceinte B :

$$W = - \int_{V_0}^{V_B} P dV = - \int_{V_0}^{V_B} RT_0 \frac{dV}{V} = -RT_0 \ln \frac{V_B}{V_0} = RT_0 \ln \frac{T_1 + T_0}{2T_0}.$$

On déduit le transfert thermique Q_1 reçu par l'enceinte B en provenance du thermostat (il n'y a pas d'échange avec l'enceinte A qui est calorifugée) en appliquant le premier principe :

$$\Delta U_B = 0 = Q_1 + W \quad \text{soit} \quad Q_1 = RT_0 \ln \frac{2T_0}{T_0 + T_1}.$$

4. On considère que le gaz de l'enceinte A et la résistance constitue le système calorifugé. L'application du premier principe au gaz de l'enceinte A donne $\Delta U_A = -W + Q_2$ où Q_2 est le transfert thermique fourni par la résistance au gaz de l'enceinte A soit :

$$Q_2 = \frac{R}{\gamma - 1} (T_1 - T_0) + RT_0 \ln \frac{T_1 + T_0}{2T_0}.$$

24.7 Solidification d'eau surfondue

On suppose d'après l'énoncé que l'eau liquide n'est pas complètement solidifiée, donc à l'état final la température du mélange est $T_f = 0^\circ\text{C}$. On appelle x la fraction de liquide dans le mélange final qui contient donc une masse $m(1 - x)$ de glace.

La transformation étant très rapide on peut supposer qu'elle est adiabatique. Comme c'est une transformation monobare avec équilibre mécanique dans l'état initial et l'état final, on en déduit que la variation d'enthalpie est :

$$\Delta H = Q = 0.$$

Pour calculer ΔH on imagine la suite de transformations suivante :

- échauffement isobare de la masse m d'eau liquide de $T_i = -5^\circ\text{C}$ à $T_f = 0^\circ\text{C}$:

$$\Delta H_1 = c(T_f - T_i) ;$$

- solidification isotherme et isobare de la masse $m(1 - x)$ d'eau :

$$\Delta H_2 = -m(1 - x)\Delta_{\text{fus}}h.$$

La variation d'une fonction d'état est indépendante du chemin suivi donc :

$$\Delta H = \Delta H_1 + \Delta H_2 = 0,$$

soit :

$$mc(T_f - T_i) - m(1 - x)\Delta_{\text{fus}}h = 0 \quad \Leftrightarrow \quad x = 1 - \frac{c(T_f - T_i)}{\Delta_{\text{fus}}h} = 0,94.$$

CHAPITRE 24 – PREMIER PRINCIPE. BILANS D'ÉNERGIE

Deuxième principe. Bilans d'entropie.



Le deuxième principe de la thermodynamique fixe une condition pour le sens d'évolution d'un système et établit une différence entre les deux types d'échange d'énergie, travail et transfert thermique. Sa formulation fait apparaître une nouvelle fonction d'état du système, l'entropie, dont la valeur, mesurable à l'échelle macroscopique, traduit le caractère désordonné de la matière à l'échelle microscopique.

1 Le deuxième principe de la thermodynamique

1.1 Transformations irréversibles et transformations réversibles

a) Exemples

Détente de Joule - Gay Lussac Un récipient calorifugé rigide et indéformable comporte deux compartiments de volumes V_0 et V_1 . Dans l'état initial, l'un contient un gaz de variables d'état $(T_i, P_i, V_i = V_0)$ et l'autre est vide (voir figure 25.1). On ouvre le robinet permettant la communication entre les deux compartiments. Dans l'état d'équilibre final le gaz occupe les deux compartiments et a pour variables d'état $(T_f, P_f, V_f = V_0 + V_1)$.

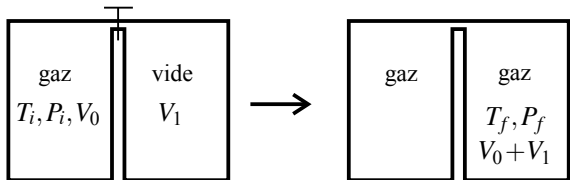


Figure 25.1 – Détente de Joule - Gay Lussac.

Cette transformation est un exemple de **transformation irréversible**. Il n'est pas possible de revenir en arrière. Pour ramener l'échantillon de gaz dans l'état initial il faut utiliser un matériel supplémentaire (compresseur).

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D’ENTROPIE.

Mise en contact avec un thermostat On considère un échantillon de métal initialement à la température 10°C que l’on met en contact avec un thermostat de température égale à 20°C. La figure 25.2(a) montre le résultat d’un calcul de simulation donnant la température θ du métal en fonction du temps (courbe gris foncé) : θ évolue de 10°C à 20°C, température imposée par le thermostat, en une durée de l’ordre de 5 minutes.

Pour ramener le métal à l’état initial on le met en contact avec un thermostat à 10°C. Le résultat de la simulation est la courbe gris clair de la figure 25.2 (a).

Les deux transformations sont-elles inverses l’une de l’autre ? La réponse est négative : par exemple la température met moins de temps pour diminuer de 20 à 19°C dans la deuxième expérience que pour augmenter 19 à 20°C dans la première. En fait, la première transformation est **irréversible** : elle ne peut être décrite « à l’envers ».

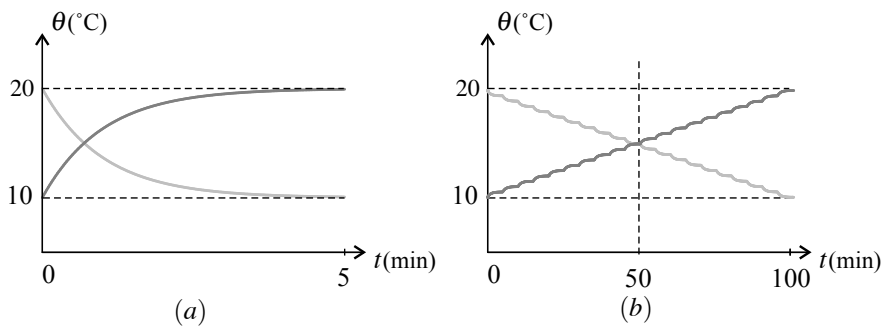


Figure 25.2 – Évolution de la température du métal entre 10°C et 20°C : (a) transformation en une étape ; (b) la transformation en 20 en étapes.

Peut-on faire évoluer le métal du même état initial vers le même état final par une transformation réversible ?

On voit sur la figure 25.2(b) la simulation d’une expérience en 20 étapes : le métal, initialement à 10°C, est mis successivement en contact, pendant 5 min, avec des thermostats de températures 10,5 - 11,0 - 11,5°C... qui augmentent à chaque étape de 0,5°C, jusqu’à 20°C. L’évolution de sa température est représentée en gris foncé. La courbe est constituée de 20 petites courbes analogues à la courbe en gris foncé de la figure 25.2(a) : la température du métal atteint la température de chacun des thermostats successifs en 5 minutes (cette durée est indépendante de la différence de température initiale entre le métal et le thermostat). Comme la différence de température entre deux thermostats successifs est petite, la différence entre la température du métal et la température du thermostat reste toujours petite.

On voit aussi sur la figure 25.2(b) l’évolution de la température du métal initialement à 20°C que l’on met en contact avec les mêmes thermostats dans l’ordre inverse (courbe en gris clair). Les courbes sont presque symétriques l’une de l’autre par rapport à la droite verticale $t = 50$ min. Les deux transformations sont quasiment identiques mais de sens inverse. Ces transformations sont presque réversibles. Cependant elles prennent un temps beaucoup plus long que les transformations avec un seul thermostat.

b) Causes d'irréversibilité

Comme on l'a vu au chapitre 23, un système initialement à l'équilibre dont on change les conditions extérieures évolue de son état d'équilibre initial i (dans lequel il ne peut plus rester) vers un état d'équilibre f . Une telle évolution est toujours irréversible.

L'irréversibilité n'est pas l'impossibilité de revenir de l'état f à l'état i , mais l'impossibilité de le faire sans changer fortement les conditions extérieures (par exemple pour la transformation de la figure 25.2(a), il faut changer de thermostat).

Tout déséquilibre d'un système thermodynamique provoque une évolution irréversible. Ainsi, une transformation est irréversible dans les circonstances suivantes :

1. Il n'y a pas équilibre mécanique : la pression n'est pas la même de part et d'autre d'une paroi mobile située à l'intérieur du système ou bien séparant le système de l'extérieur. C'est l'**irréversibilité mécanique**.
2. Il n'y a pas équilibre thermique : la température n'est pas homogène dans le système ou la température du système est différente de la température de l'extérieur avec lequel il échange du transfert thermique. C'est l'**irréversibilité thermique**.
3. Il n'y a pas équilibre de diffusion : la densité moléculaire est inhomogène ou un changement d'état a lieu à une température T sous une pression P telles que $P \neq P_{I-II}(T)$, pression d'équilibre entre les deux phases concernées.

Il existe aussi des phénomènes dont la présence rend les transformations irréversibles : l'effet Joule dans une résistance électrique, les frottements à l'intérieur d'un fluide (frottements visqueux), les frottements entre un fluide et un solide ou entre deux solides.

c) Transformations réversibles

Une transformation thermodynamique d'un système est **réversible** si :

- les contraintes extérieures varient continûment et suffisamment lentement pour que le système soit toujours à l'équilibre ;
- on peut inverser le sens de la transformation par un changement infinitésimal de ces contraintes.

La première condition définit une transformation **quasistatique**. Elle assure que les variables et fonctions d'état du système restent constamment définies tout au long de la transformation. Toute transformation réversible est quasistatique, mais la réciproque n'est pas vraie.

Une transformation réversible est nécessairement infiniment lente. C'est donc un modèle théorique de peu d'intérêt pratique *a priori*. Cependant, la théorie des machines thermiques (voir le chapitre suivant) montre qu'une machine fonctionnant avec des transformations réversibles a un rendement maximal. L'intérêt de ce modèle théorique est qu'il permet de savoir quelle performance maximale on peut atteindre. Pour se rapprocher de la performance maximale on cherche à réduire le plus possible les causes d'irréversibilité.

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

1.2 Le deuxième principe de la thermodynamique

Le deuxième principe de la thermodynamique introduit une distinction entre les transformations réversibles et les transformations irréversibles que le premier principe ne fait pas.

a) La fonction d'état entropie

Le deuxième principe de la thermodynamique suppose l'existence d'une nouvelle fonction d'état des systèmes thermodynamiques appelée **entropie**, fonction d'état **extensive** et **additive**, soit telle que :

$$S_{\Sigma_1+\Sigma_2} = S_{\Sigma_1} + S_{\Sigma_2},$$

si on réunit deux systèmes Σ_1 et Σ_2 . Cette fonction est définie par le deuxième principe dont l'énoncé est donné ci-dessous et on peut lui donner une interprétation à l'échelle microscopique qui sera commentée à la fin de ce chapitre : il s'agit d'une mesure du désordre moléculaire.

L'entropie se mesure en $\text{J}\cdot\text{K}^{-1}$.

b) Énoncé

Le **deuxième principe** s'énonce ainsi :

Lorsqu'un système Σ subit une transformation d'un état initial i à un état final f , la variation $\Delta S = S_f - S_i$ de son entropie est :

$$\Delta S = S_{\text{éch}} + S_{\text{créée}}. \tag{25.1}$$

Dans cette formule $S_{\text{éch}}$ est un **terme d'échange** dont l'expression est :

$$S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_S},$$

où T_S est la température de la surface du système traversée par le transfert thermique.

Le **terme de création** $S_{\text{créée}}$ est tel que :

$$S_{\text{créée}} \geq 0,$$

avec :

- $S_{\text{créée}} > 0$, pour une transformation irréversible ;
- $S_{\text{créée}} = 0$, pour une transformation réversible.

c) Cas d'un système isolé

Dans le cas d'un système isolé, système n'échangeant ni énergie ni matière avec l'extérieur, Q est nul donc le terme d'échange aussi : $S_{\text{éch}} = 0$. Par suite : $\Delta S = S_{\text{créée}} \geq 0$.

L'entropie S d'un système isolé ne peut que croître au cours d'une transformation.

Lors d'une évolution spontanée d'un système isolé, évolution nécessairement irréversible, son entropie croît. L'évolution s'arrête lorsque le système isolé a atteint un état dans lequel son entropie est maximale, qu'il ne peut plus quitter (car son entropie diminuerait).

L'état d'équilibre d'un système isolé est celui dans lequel son entropie est maximale.

d) Cas d'une transformation adiabatique

Dans le cas d'une transformation adiabatique, le transfert thermique reçu est nul donc l'entropie échangée aussi : $S_{\text{éch}} = 0$. Par suite, $\Delta S = S_{\text{créée}} \geq 0$ donc $\Delta S > 0$ si la transformation est irréversible et $\Delta S = 0$ si la transformation est réversible.

L'entropie d'un système augmente au cours d'une transformation adiabatique et irréversible.

L'entropie d'un système ne varie pas au cours d'une transformation adiabatique et réversible. Une transformation **adiabatique et réversible** est une transformation **isentropique**.

e) Remarque importante

L'équation (25.1) est relative à un système Σ et à une transformation de ce système. Chaque fois qu'on l'écrit il faut bien préciser le système choisi et la transformation considérée.

Le terme $\Delta S = S_f - S_i$ ne dépend que des états initial et final de la transformation et ne dépend pas du chemin suivi. C'est ce qui est contenu dans la notation abrégée « Δ ».

En revanche :

- le terme d'entropie échangée $S_{\text{éch}}$ dépend du chemin suivi entre l'état initial et l'état final comme le transfert thermique Q à partir duquel il se calcule ;
- par conséquent, le terme d'entropie créée $S_{\text{créée}}$ dépend aussi du chemin suivi.

Les trois termes de l'équation (25.1) n'ont pas le même statut, ce que la notation souligne par la présence ou l'absence du « Δ » devant les termes.



C'est une erreur grave de mettre un « Δ » devant $S_{\text{éch}}$ ou $S_{\text{créée}}$.

2 Entropie d'un échantillon de corps pur

On va donner les expressions de la fonction d'état entropie pour un échantillon de corps pur. Ces expressions seront systématiquement fournies au candidat si elles sont nécessaires lors des épreuves des concours. Toutefois les résultats encadrés en gris sont à connaître par cœur ou à savoir retrouver seul.

En utilisant l'extensivité et l'additivité de l'entropie, on peut calculer à partir de ces expressions l'entropie de systèmes plus compliqués.

2.1 Entropie d'un gaz parfait

a) Entropies molaire et massique

On considère un échantillon de gaz parfait de taille donnée par sa quantité de matière n ou sa masse m . Ce gaz parfait a un rapport des capacités thermiques molaires à pression

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

constante et à volume constant γ **supposé indépendant de la température**. L'état du système est déterminé par les trois variables d'état (T, P, V) liées par l'équation d'état $PV = nRT$. L'entropie du système dans l'état (T, P, V) est, par extensivité :

$$S = n S_m(T, P) = m s(T, P),$$

où $S_m(T, P)$ est l'entropie molaire du gaz parfait et $s(T, P)$ l'entropie massique, à la température et sous la pression du système.

Les entropies molaire et massique sont des grandeurs intensives qui se mesurent respectivement en $\text{J}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{mol}^{-1}$ et $\text{J}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$.

L'entropie molaire est donnée en fonction des variables intensives (T, P) par l'expression :

$$S_m = \frac{R\gamma}{\gamma-1} \ln\left(\frac{T}{T_0}\right) - R \ln\left(\frac{P}{P_0}\right) + S_{m0}, \quad (25.2)$$

où T_0 et P_0 sont une température et une pression de référence et S_{m0} l'entropie molaire dans l'état (T_0, P_0) . De même :

$$s = \frac{R\gamma}{M(\gamma-1)} \ln\left(\frac{T}{T_0}\right) - \frac{R}{M} \ln\left(\frac{P}{P_0}\right) + s_0, \quad (25.3)$$

où M est la masse molaire du gaz parfait et s_0 l'entropie massique dans l'état (T_0, P_0) .

b) Entropie d'un échantillon de gaz parfait

En utilisant ce qui précède et l'équation d'état $PV = nRT$ des gaz parfaits, on peut exprimer l'entropie de l'échantillon de gaz :

- en fonction des variables d'état (T, P) :

$$S = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln\left(\frac{T}{T_0}\right) - nR \ln\left(\frac{P}{P_0}\right) + S_0, \quad (25.4)$$

en notant $S_0 = nS_{m0}$ l'entropie dans l'état (T_0, P_0) ;

- en fonction des variables d'état (T, V) :

$$S = \frac{nR}{\gamma-1} \ln\left(\frac{T}{T_0}\right) + nR \ln\left(\frac{V}{V_0}\right) + S_0, \quad (25.5)$$

où $V_0 = \frac{nRT_0}{P_0}$ et où S_0 est l'entropie dans l'état (T_0, V_0) ;

- en fonction des variables d'état (P, V) :

$$S = \frac{nR}{\gamma-1} \ln\left(\frac{P}{P_0}\right) + \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln\left(\frac{V}{V_0}\right) + S_0, \quad (25.6)$$

où S_0 est l'entropie dans l'état (P_0, V_0) .

Sur toutes ces formules on voit que l'entropie augmente avec la température et le volume, ce qui se comprend intuitivement : si la température augmente la vitesse d'agitation thermique augmente donc le désordre moléculaire augmente. Si le volume accessible aux molécules augmente le désordre moléculaire augmente aussi.

En revanche, on ne peut rien dire *a priori* sur l'influence de la pression : d'après la formule (25.6) l'entropie augmente avec la pression quand on maintient le volume constant et d'après la formule (25.4) elle diminue avec la pression quand on maintient la température constante.

c) Loi de Laplace

La **loi de Laplace** est une relation vérifiée par des variables d'état d'un gaz parfait au cours d'une **transformation adiabatique et réversible**.

On a vu plus haut qu'une transformation adiabatique ($Q = 0$ donc $S_{\text{éch}} = 0$) et réversible ($S_{\text{créée}} = 0$) est une transformation **isentropique** : $\Delta S = 0$ soit $S_f = S_i$.

Si la transformation est réversible, le système est à chaque instant très proche d'un état d'équilibre, de sorte que ses variables d'état et ses fonctions d'état restent constamment définies. Ainsi, on peut dire que tout au long de la transformation adiabatique et réversible, l'entropie est définie et garde une valeur constante :

$$S = \text{constante} = S_i,$$

où S_i est sa valeur dans l'état initial.

Dans le cas d'un gaz parfait, on en déduit, en utilisant la relation (25.6) que :

$$\frac{nR}{\gamma-1} \ln\left(\frac{P}{P_0}\right) + \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln\left(\frac{V}{V_0}\right) + S_0 = \frac{nR}{\gamma-1} \ln\left(\frac{P_i}{P_0}\right) + \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln\left(\frac{V_i}{V_0}\right) + S_0,$$

soit, après multiplication des deux membres de l'égalité par $\frac{\gamma-1}{nR}$ et simplification :

$$\ln\left(\frac{P}{P_0}\right) + \gamma \ln\left(\frac{V}{V_0}\right) = \ln\left(\frac{P_i}{P_0}\right) + \gamma \ln\left(\frac{V_i}{V_0}\right),$$

soit encore, en utilisant les formules $\alpha \ln x = \ln(x^\alpha)$ et $\ln x + \ln y = \ln(xy)$:

$$\ln\left(\frac{PV^\gamma}{P_0V_0^\gamma}\right) = \ln\left(\frac{P_iV_i^\gamma}{P_0V_0^\gamma}\right),$$

et finalement, en prenant l'exponentielle des deux membres (pour $x > 0$, $\exp(\ln x) = x$) et en multipliant les deux membres de l'égalité par $P_0V_0^\gamma$, on arrive à :

$$PV^\gamma = P_iV_i^\gamma. \tag{25.7}$$

En partant de l'expression (25.4) de l'entropie et en appliquant la même méthode, on aboutit à la relation :

$$T^\gamma P^{1-\gamma} = T_i^\gamma P_i^{1-\gamma}. \tag{25.8}$$

Enfin, en partant de l'expression (25.5) de l'entropie et en appliquant la même méthode on aboutit à la relation :

$$TV^{\gamma-1} = T_iV_i^{\gamma-1}. \tag{25.9}$$

Les relations (25.7), (25.8) et (25.9) sont les trois formes de la loi de Laplace, qu'il faut connaître. Cependant, un seul effort de mémoire est nécessaire car on retrouve facilement les deux autres à partir de l'une d'entre elles. Par exemple, si l'on sait que $PV^\gamma = P_iV_i^\gamma$, on trouve

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

la relation entre T et P (par exemple) en utilisant l'équation d'état. Pour cela on remplace V par $\frac{nRT}{P}$ et V_i par $\frac{nRT_i}{P_i}$. Il vient :

$$P \left(\frac{nRT}{P} \right)^\gamma = P_i \left(\frac{nRT_i}{P_i} \right)^\gamma \quad \text{soit} \quad P^{1-\gamma} T^\gamma = P_i^{1-\gamma} T_i^\gamma,$$

après simplification du facteur $(nR)^\gamma$.

Si un gaz parfait, dont le rapport des capacités thermiques à pression et volume constants γ ne dépend pas de T , subit une transformation **adiabatique et réversible** ou bien **isentropique**, ses variables d'état (T_i, P_i, V_i) dans l'état initial, (T, P, V) dans un état quelconque au cours de la transformation et (T_f, P_f, V_f) dans l'état final vérifient :

$$\begin{aligned} P_i V_i^\gamma &= P V^\gamma = P_f V_f^\gamma, \\ T_i^\gamma P_i^{1-\gamma} &= T^\gamma P^{1-\gamma} = T_f^\gamma P_f^{1-\gamma}, \\ T_i V_i^{\gamma-1} &= T V^{\gamma-1} = T_f V_f^{\gamma-1}. \end{aligned}$$

La loi de Laplace, lorsqu'elle s'applique, peut être mise à profit pour trouver les variables d'état dans l'état final.

Elle permet aussi de tracer le chemin suivi par le système dans le diagramme de Clapeyron (P, V) pour une transformation adiabatique et réversible. La courbe correspondant est appelée **courbe adiabatique** (le mot courbe est souvent sous-entendu et on dit « une adiabatique »). Elle a une équation de la forme : $PV^\gamma = \text{constante}$.

Il faut savoir distinguer, dans le diagramme de Clapeyron, une courbe adiabatique d'une **courbe isotherme** (souvent appelée simplement « isotherme ») dont l'équation est, d'après la loi des gaz parfaits, de la forme : $PV = \text{constante}$. Les deux courbes sont des courbes décroissantes (P diminue si V augmente) mais lorsqu'elles se coupent en un point **la pente de la courbe adiabatique est plus forte en valeur absolue que la pente de la courbe isotherme**. En effet, si une adiabatique coupe une isotherme au point (P_0, V_0) (voir figure 25.3) :

- pour la courbe isotherme dont l'équation est $PV = P_0 V_0$ la pente au point (P_0, V_0) est :

$$\left(\frac{dP}{dV} \right)_{\text{isotherme}} = \frac{d}{dV} \left(\frac{P_0 V_0}{V} \right) = -\frac{P_0 V_0}{V^2} = -\frac{P_0}{V_0} ;$$

- pour la courbe isotherme dont l'équation est $PV^\gamma = P_0 V_0^\gamma$ la pente au point (P_0, V_0) est :

$$\left(\frac{dP}{dV} \right)_{\text{adiabatique}} = \frac{d}{dV} \left(\frac{P_0 V_0^\gamma}{V^\gamma} \right) = -\gamma \frac{P_0 V_0^\gamma}{V_0^{\gamma+1}} = -\gamma \frac{P_0}{V_0}.$$

La pente de la courbe adiabatique est plus négative puisque $\gamma > 1$.

Cette propriété est illustrée sur la figure 25.3.

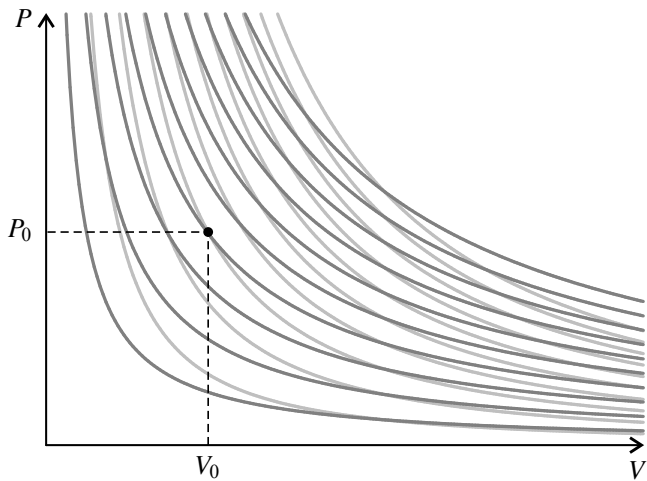


Figure 25.3 – Diagramme de Clapeyron pour un gaz parfait : les isothermes sont en gris foncé et les adiabatiques en gris clair.

2.2 Entropie d’une phase condensée indilatable et incompressible

Par extensivité, l’entropie d’un échantillon d’une phase condensée de quantité de matière n et de masse m est :

$$S = n S_m(T) = m s(T),$$

où $S_m(T)$ est l’entropie molaire et $s(T)$ l’entropie massique à la température T de l’échantillon.

L’entropie molaire S_m et l’entropie massique s d’une phase condensée et indilatable ne dépendent que de sa température (elles ne dépendent pas de la pression) et s’écrivent :

$$S_m(T) = C_m \ln \left(\frac{T}{T_0} \right) + S_{m,0}, \tag{25.10}$$

où C_m est la capacité thermique molaire et $S_{m,0}$ est l’entropie molaire à la température T_0 ;

$$s(T) = c \ln \left(\frac{T}{T_0} \right) + s_0, \tag{25.11}$$

où c est la capacité thermique massique et s_0 l’entropie massique à la température T_0 .

2.3 Entropie d’un système diphasé

a) Expression de l’entropie

On considère un échantillon d’un corps pur sous deux phases I et II , de masse m et quantité de matière n . On appelle x_{II} la fraction molaire (et massique) de la phase II dans le système.

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

Par additivité de l'entropie on a, comme au paragraphe 2.6 du chapitre 24, page 827 :

$$S = n(S_{m,I} + x_{II}(S_{m,II} - S_{m,I})) = m(s_I + x_{II}(s_{II} - s_I)). \quad (25.12)$$

b) Entropies de changement d'état

On appelle **entropie molaire de changement d'état** $\Delta_{I-II}S_m$ la variation d'entropie au cours de la transformation d'une mole de corps pur de l'état I à l'état II en un point du plan (P, T) où les phases I et II coexistent, soit :

$$\Delta_{I-II}S_m = S_{m,II} - S_{m,I}.$$

$\Delta_{I-II}S_m$ se mesure en $\text{J}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{mol}^{-1}$.

On appelle **entropie massique de changement d'état** $\Delta_{I-II}s$ la variation d'entropie au cours de la transformation d'un kilogramme de corps pur de l'état I à l'état II en un point du plan (P, T) où les phases I et II coexistent, soit :

$$\Delta_{I-II}s = s_{II} - s_I.$$

$\Delta_{I-II}s$ se mesure en $\text{J}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$.

Les entropies molaire et massique de changement d'état ne dépendent que de la température T puisque la pression est imposée par la condition d'équilibre de diffusion, $P = P_{I-II}(T)$, nécessaire à la coexistence, à l'équilibre, des phases I et II .

L'entropie d'un échantillon de corps pur diphasé, comportant les phases I et II , peut se mettre sous les formes suivantes :

$$S = n(S_{m,I} + x_{II}\Delta_{I-II}S_m) = m(s_I + x_{II}\Delta_{I-II}s). \quad (25.13)$$

c) Variation d'entropie au cours d'un changement d'état isotherme et isobare

On considère une transformation d'un échantillon de corps pur de masse totale m passant d'un état d'équilibre initial où il se trouve dans les phases I et II et décrit par les variables d'état $(T_0, P_0, x_{II,i})$, à un état d'équilibre final du même type décrit par les variables $(T_0, P_0, x_{II,f})$.

Remarque

On a donc : $P_0 = P_{I-II}(T_0)$.

La variation d'entropie est :

$$\Delta S = n(x_{II,f} - x_{II,i})\Delta_{I-II}S_m = m(x_{II,f} - x_{II,i})\Delta_{I-II}s. \quad (25.14)$$

d) Lien entre l'enthalpie et l'entropie de changement d'état

Si on réalise la transformation en mettant en contact le système avec un milieu extérieur de même température T_0 et de même pression P_0 que lui, la transformation est *réversible* puisqu'il y a équilibre thermique, mécanique, et équilibre de diffusion (puisque $P_0 = P_{I-II}(T_0)$). Cette transformation est aussi *isobare* et *isotherme*.

D'après le deuxième principe, $S_{\text{créée}} = 0$, $\Delta S = S_{\text{éch}} + S_{\text{créée}} = S_{\text{éch}}$ et $S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_0}$ où Q est le transfert thermique reçu par le système. Ainsi :

$$\Delta S = \frac{Q}{T_0}.$$

D'après le paragraphe 2.3 du chapitre 24, la transformation étant isobare, le transfert thermique reçu par le système est :

$$Q = \Delta H = m(x_{II,f} - x_{II,i})\Delta_{I-II}h,$$

expression donnée par la formule (24.18), page 828. Il vient donc :

$$\Delta S = m(x_{II,f} - x_{II,i})\frac{\Delta_{I-II}h}{T_0}.$$

En comparant cette expression avec la formule (25.14) on trouve que : $\frac{\Delta_{I-II}h}{T_0} = \Delta_{I-II}s$.

L'enthalpie de changement d'état et l'entropie de changement d'état, massiques ou molaires, à la température T sont liées par la relation :

$$\Delta_{I-II}h(T) = T\Delta_{I-II}s(T) \quad \text{ou} \quad \Delta_{I-II}H_m(T) = T\Delta_{I-II}S_m(T). \quad (25.15)$$

e) Entropie et désordre moléculaire

Les enthalpie et entropie molaires de fusion d'un corps pur sont ainsi reliées par :

$$\Delta_{\text{fus}}S_m = \frac{1}{T_{\text{fus}}}\Delta_{\text{fus}}H_m.$$

Or l'expérience montre que $\Delta_{\text{fus}}H_m > 0$: il faut apporter de l'énergie (par exemple par transfert thermique) pour provoquer une fusion. Donc $\Delta_{\text{fus}}S_m > 0$: à la température de fusion, l'entropie molaire du liquide $S_{m,L}$ est supérieure à l'entropie molaire du solide $S_{m,S}$. Ceci correspond au fait que le liquide est moins ordonné que le solide (voir chapitre 22) et que l'entropie augmente avec le désordre moléculaire.

De la même manière :

$$\Delta_{\text{vap}}S_m = \frac{1}{T_{\text{vap}}}\Delta_{\text{vap}}H_m > 0 \quad \text{donc} \quad S_{m,G} > S_{m,L},$$

ce qui correspond au fait que le gaz est plus désordonné que le liquide.

Dans l'unité du système international, $\text{J}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{mol}^{-1}$, l'entropie molaire d'un solide est de l'ordre de quelques unités, celle d'un liquide de l'ordre de quelques dizaines et celle d'un gaz voisine de 200.

3 Exemples de bilans d'entropie

3.1 Méthode générale

Faire le bilan d'entropie pour une transformation donnée d'un système Σ consiste à :

- exprimer ou calculer la variation d'entropie ΔS du système ;
- exprimer ou calculer l'entropie échangée $S_{\text{éch}}$;

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

- en déduire l'entropie créée $S_{\text{créée}}$.

On peut ensuite conclure sur le caractère réversible ou irréversible de la transformation et analyser les causes de l'irréversibilité éventuelle.

Dans les paragraphes suivants on applique cette démarche à différents exemples.

3.2 Exemple 1 : détente de Joule - Gay Lussac

On revient sur la détente de Joule - Gay Lussac décrite au paragraphe 1.1.

On prend pour système le gaz que l'on suppose parfait, et de rapport des capacités thermiques γ indépendant de la température. On note n la quantité de gaz.

On fait l'hypothèse que la transformation est adiabatique (elle est rapide et le récipient est calorifugé). Le premier principe donne donc un renseignement sur l'état final. Il s'écrit : $\Delta U + \Delta E_c = W + Q$. On a $\Delta E_c = 0$ car le système est, à l'échelle macroscopique, au repos dans l'état initial et dans l'état final. De plus $W = 0$ parce que les parois sont indéformables, et $Q = 0$ par hypothèse. Ainsi :

$$\Delta U = 0.$$

Or, d'après la première loi de Joule, U ne dépend que de T donc si U ne varie pas, T ne varie pas non plus. Ainsi :

$$T_f = T_i.$$

Pour calculer ΔS on utilise l'expression (25.5) puisqu'on connaît T_i , V_i , T_f et V_f :

$$\begin{aligned}\Delta S &= \left(\frac{nR}{\gamma-1} \ln \left(\frac{T_f}{T_0} \right) + nR \ln \left(\frac{V_f}{V_0} \right) + S_0 \right) - \left(\frac{nR}{\gamma-1} \ln \left(\frac{T_i}{T_0} \right) + nR \ln \left(\frac{V_i}{V_0} \right) + S_0 \right) \\ &= \frac{nR}{\gamma-1} \ln \left(\frac{T_f}{T_i} \right) + nR \ln \left(\frac{V_f}{V_i} \right),\end{aligned}$$

en utilisant deux fois $\ln x - \ln y = \ln \left(\frac{x}{y} \right)$. Ainsi :

$$\Delta S = nR \ln \left(1 + \frac{V_1}{V_0} \right).$$

Comme la transformation est adiabatique, l'entropie échangée est nulle et :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S = nR \ln \left(1 + \frac{V_1}{V_0} \right).$$

Elle est strictement positive. Comme dit plus haut, la transformation est irréversible. L'irréversibilité est due au déséquilibre mécanique.

Numériquement, pour $n = 1$ mol et $V_1 = V_0$, $\Delta S = S_{\text{créée}} = 5,76 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1}$.

3.3 Exemple 2 : mise en contact avec un thermostat

Un échantillon de gaz de température initiale T_i est mis en contact avec un thermostat de température T_0 . Dans l'état final le gaz est à la température T_0 du thermostat. On envisage soit une évolution isochore, situation représentée sur la figure 23.1 page 792, soit une évolution isobare représentée sur la figure 23.2 page 793.

On suppose le gaz parfait et de rapport des capacités thermiques γ indépendant de la température.

On note n la quantité de matière de l'échantillon. L'état initial est caractérisé par les variables d'état (T_i, P_i, V_i) , l'état final par (T_f, P_f, V_f) avec $T_f = T_0$.

a) Cas isochore

On prend pour système le gaz et les parois du récipient qui le contient (voir figure 23.1 page 792). On supposera que ces parois ont une capacité thermique négligeable devant celle du gaz, ce qui permet d'assimiler les variations d'énergie interne et d'entropie du système aux variations de ces fonctions pour le gaz seulement.

On peut exprimer la variation d'entropie du gaz entre l'état initial et l'état final en utilisant la formule (25.5). Il vient comme plus haut :

$$\Delta S = \frac{nR}{\gamma - 1} \ln \left(\frac{T_f}{T_i} \right) + nR \ln \left(\frac{V_f}{V_i} \right).$$

Puisque $V_f = V_i$ et $T_f = T_0$ on a :

$$\Delta S = \frac{nR}{\gamma - 1} \ln \left(\frac{T_0}{T_i} \right) = C_V \ln \left(\frac{T_0}{T_i} \right).$$

Pour exprimer l'entropie échangée, on a besoin du transfert thermique que l'on obtient par application du premier principe avec $\Delta E_c = 0$: $Q = \Delta U - W$. On a : $\Delta U = C_V(T_f - T_i)$ puisque $C_V = \frac{nR}{\gamma - 1}$ est indépendante de la température comme γ et $W = 0$ car la transformation est isochore. Ainsi :

$$Q = \Delta U = C_V(T_f - T_i) = C_V(T_0 - T_i).$$

Par ailleurs la surface du système traversée par le transfert thermique est au contact du thermostat donc à la température T_0 (ceci n'aurait pas été exact si on n'avait pas mis les parois à l'intérieur du système). Ainsi :

$$S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_0} = C_V \left(1 - \frac{T_i}{T_0} \right).$$

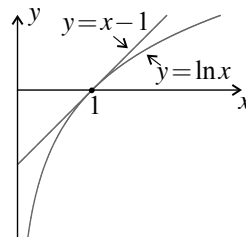
On en déduit l'entropie créée :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S - S_{\text{éch}} = C_V \left(\frac{T_i}{T_0} - 1 - \ln \left(\frac{T_i}{T_0} \right) \right),$$

en utilisant la formule $\ln \left(\frac{1}{x} \right) = -\ln x$. Numériquement : pour $n = 1$ mol et $\gamma = 1,4$ on calcule $C_V = 20,8 \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}$, et pour $T_i = 293 \text{ K}$ et $T_0 = 373 \text{ K}$, on trouve $\Delta S = 5,02 \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}$, $S_{\text{éch}} = 4,46 \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}$ et $S_{\text{créée}} = 0,56 \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}$.

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D’ENTROPIE.

L’entropie créée ne peut être que positive ou nulle. C’est bien le cas quelles que soient les températures T_0 et T_i (la capacité thermique C_V est positive) parce que, pour tout réel x , on a $x - 1 \geq \ln x$, inégalité qui exprime le fait que la courbe de la fonction logarithme est au dessous de sa tangente au point $(1, \ln 1 = 0)$ (voir figure ci-contre). Pour T_i différent de T_0 , $S_{\text{créée}} > 0$ donc la transformation est irréversible.



L’irréversibilité est due au déséquilibre thermique entre le système et le thermostat.

Il est intéressant de regarder le comportement de $S_{\text{créée}}$ lorsque la température initiale du système est très proche de la température du thermostat. On pose alors : $T_i = T_0(1 + \epsilon)$ avec $\epsilon \ll 1$ et il vient :

$$S_{\text{créée}} = C_V(\epsilon - \ln(1 + \epsilon)) \simeq \frac{1}{2}C_V\epsilon^2,$$

en utilisant le développement limité $\ln(1 + \epsilon) \simeq \epsilon - \frac{1}{2}\epsilon^2$ (voir annexe mathématique). Cette formule montre bien que $S_{\text{créée}} > 0$ pour ϵ différent de 0. De plus, elle montre que le terme de création est du deuxième ordre en ϵ , alors que le transfert thermique, $Q = -C_V T_0 \epsilon$, est du premier ordre.

On revient au cas où T_i n’est pas proche de T_0 . On peut porter le système à la température T_0 de manière quasiment réversible, en le mettant en contact successivement avec N thermostats de températures $T_1 = T_i + \frac{T_0 - T_i}{N}$, $T_2 = T_i + 2\frac{T_0 - T_i}{N}$, ..., $T_{N-1} = T_i + (N - 1)\frac{T_0 - T_i}{N}$, $T_N = T_0$. On divise ainsi par N l’écart de température entre le système et le thermostat avec lequel il est mis en contact et par N^2 la création d’entropie à chaque étape (pour N grand). Comme il y a N étapes, la création d’entropie globale tend vers 0 quand N tend vers ∞ . Pour N grand la transformation est quasiment réversible. C’est bien ce que l’on a observé sur la figure 25.2.

b) Cas isobare

Ce cas est tout à fait analogue au cas précédent. On prend pour système le gaz et les parois du récipient qui le contient (voir figure 23.2 page 793). On suppose que ces parois ont une capacité thermique négligeable devant celle du gaz, ce qui permet d’assimiler les variations d’enthalpie et d’entropie du système aux variations de ces fonctions pour le gaz seulement.

On peut exprimer la variation d’entropie du gaz entre l’état initial et l’état final en utilisant la formule (25.4) :

$$\begin{aligned} \Delta S &= \left(\frac{nR\gamma}{\gamma - 1} \ln \left(\frac{T_f}{T_0} \right) - nR \ln \left(\frac{P_f}{P_0} \right) + S_0 \right) - \left(\frac{nR\gamma}{\gamma - 1} \ln \left(\frac{T_i}{T_0} \right) - nR \ln \left(\frac{P_i}{P_0} \right) + S_0 \right) \\ &= \frac{nR\gamma}{\gamma - 1} \ln \left(\frac{T_f}{T_i} \right) - nR \ln \left(\frac{P_f}{P_i} \right). \end{aligned}$$

Puisque $P_f = P_i$ et $T_f = T_0$, on a :

$$\Delta S = \frac{nR\gamma}{\gamma - 1} \ln \left(\frac{T_0}{T_i} \right) = C_P \ln \left(\frac{T_0}{T_i} \right).$$

Pour exprimer l'entropie échangée, on a besoin du transfert thermique que l'on obtient par le premier principe pour une transformation isobare : $Q = \Delta H + \Delta E_c - W_{\text{autre}}$. On a : $\Delta H = C_P(T_f - T_i)$ puisque $C_P = \frac{nR\gamma}{\gamma - 1}$ est indépendante de la température comme γ , $\Delta E_c = 0$ et $W_{\text{autre}} = 0$ car seules les forces de pression travaillent. Ainsi :

$$Q = \Delta H = C_P(T_f - T_i) = C_P(T_0 - T_i).$$

Pour la même raison que dans le cas isochore :

$$S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_0} = C_P \left(1 - \frac{T_i}{T_0} \right).$$

On en déduit l'entropie créée :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S - S_{\text{éch}} = C_P \left(\frac{T_i}{T_0} - 1 - \ln \left(\frac{T_i}{T_0} \right) \right).$$

La conclusion est la même : la transformation est irréversible si T_i est différent de T_0 à cause du déséquilibre thermique entre le thermostat et le système. On a une transformation réversible si on utilise un grand nombre de thermostats successifs dont les températures sont réparties entre T_i et T_0 .

3.4 Exemple 3 : compression d'un gaz parfait

a) Compression monotherme et irréversible

Un gaz, supposé parfait et de rapport des capacités thermiques γ indépendant de la température, est contenu dans un récipient maintenu à la température T_0 fermé par un piston adiabatique (c'est-à-dire qui ne laisse pas passer le transfert thermique), de surface S et de masse négligeable (voir figure 25.4).

Dans l'état initial il y a équilibre, les paramètres d'état du gaz sont (T_i, P_i, V_i) . On rompt cet équilibre en posant une masse m sur le piston. Le système évolue vers un nouvel état d'équilibre (P_f, V_f, T_f) .

On prend pour système le gaz et le piston. On appelle n la quantité de gaz. La transformation est monotherme car le gaz ne reçoit de transfert thermique que du thermostat de température T_0 . Elle n'est pas isotherme car elle est brutale et que la température du gaz n'est pas toujours définie.

On doit préciser les états initial et final du système. Dans l'état initial, comme dans l'état final, la condition d'équilibre thermique impose : $T_i = T_0$ et $T_f = T_0$.

La condition d'équilibre mécanique du piston s'écrit :

- dans l'état initial : $P_i = P_0$;
- dans l'état final : $P_f = P_0 + \frac{mg}{S}$.

Enfin l'équation d'état du gaz parfait donne : $V_i = \frac{nRT_0}{P_0}$ et $V_f = \frac{nRT_0}{P_0 + \frac{mg}{S}}$.

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

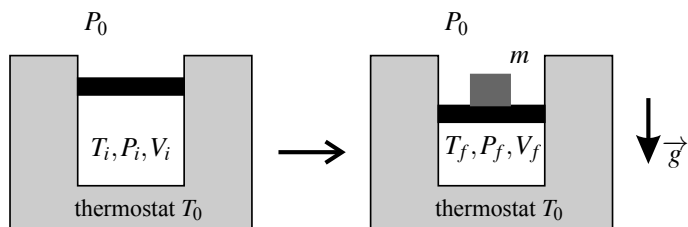


Figure 25.4 – Compression monotherme et irréversible d'un gaz.

La variation d'entropie du gaz peut être calculé à partir de l'expression (25.4). On trouve :

$$\Delta S = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln\left(\frac{T_f}{T_i}\right) - nR \ln\left(\frac{P_f}{P_i}\right) = -nR \ln\left(1 + \frac{mg}{P_0 S}\right).$$

Le transfert thermique s'obtient par application du premier principe, avec ici $\Delta E_c = 0$: $Q = \Delta U - W$. $\Delta U = 0$ parce que $T_i = T_f$ et que l'énergie interne du gaz parfait ne dépend que de sa température (première loi de Joule), donc $Q = -W$.

Pour calculer le travail on peut remarquer que le poids de la surcharge correspond à un supplément de pression $\frac{mg}{S}$ sur le piston. La transformation est donc monobare avec $P_{\text{ext}} = P_0 + \frac{mg}{S}$ et le travail donné par la formule (23.4), page 800. Ainsi :

$$Q = -W = \left(P_0 + \frac{mg}{S}\right)(V_f - V_i) = \left(P_0 + \frac{mg}{S}\right)nRT_0 \left(\frac{1}{P_0 + \frac{mg}{S}} - \frac{1}{P_0}\right) = -nRT_0 \frac{mg}{P_0 S}.$$

On en déduit l'entropie échangée $S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_0}$, puisque la surface du système à travers laquelle le transfert thermique passe est à la température T_0 , soit :

$$S_{\text{éch}} = -nR \frac{mg}{P_0 S}.$$

Finalement, on obtient l'entropie créée en appliquant le deuxième principe :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S - S_{\text{éch}} = nR \left(\frac{mg}{P_0 S} - \ln\left(1 + \frac{mg}{P_0 S}\right)\right).$$

$S_{\text{créée}} > 0$ quelle que soit la valeur non nulle de m , d'après l'inégalité $x - 1 > \ln x$ (avec $x = 1 + \frac{mg}{P_0 S}$). La transformation est donc irréversible. L'irréversibilité est due au déséquilibre mécanique du piston.

Avec $n = 1 \text{ mol}$, $S = 1,0 \cdot 10^{-2} \text{ m}^2$, $m = 10 \text{ kg}$, $g = 9,8 \text{ m} \cdot \text{s}^{-2}$ et $P_0 = 1,0 \cdot 10^5 \text{ Pa}$, on calcule : $\frac{mg}{P_0 S} = 9,8 \cdot 10^{-2}$, $\Delta S = -7,8 \cdot 10^{-1} \text{ J} \cdot \text{K}^{-1}$, $S_{\text{éch}} = -8,1 \cdot 10^{-1} \text{ J} \cdot \text{K}^{-1}$ et $S_{\text{créée}} = 3,7 \cdot 10^{-2} \text{ J} \cdot \text{K}^{-1}$.

Si la masse ajoutée est faible, plus précisément si $\frac{mg}{P_0 S} \ll 1$, on a comme plus haut :

$$S_{\text{créée}} \simeq \frac{1}{2} nR \left(\frac{mg}{P_0 S}\right)^2,$$

qui est du deuxième ordre. On doit donc pouvoir rendre la transformation réversible en ajoutant progressivement de très petites masses sur le piston.

b) Compression isotherme et réversible

Dans une autre expérience on ajoute la même masse m sur le piston mais en N étapes, en ajoutant la masse $\frac{m}{N}$ à chaque fois. On peut par exemple poser des petites billes une à une ou verser du sable très lentement (voir figure 25.5).

Comme on ajoute une très faible masse à chaque fois, le piston est toujours quasiment à l'équilibre, donc la transformation est mécaniquement réversible. Elle est aussi isotherme car le gaz, très peu perturbé à chaque étape, garde une température définie et toujours égale à T_0 .

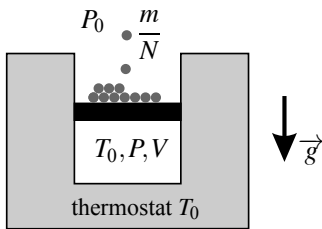


Figure 25.5 – Compression isotherme et réversible d'un gaz : un état intermédiaire.

On va faire le bilan d'entropie de cette transformation. L'état initial et l'état final sont les mêmes qu'au paragraphe précédent donc la variation d'entropie aussi.

Pour calculer le travail on peut appliquer la formule (23.7), page 803 valable pour une transformation isotherme d'un gaz parfait :

$$W_{\text{rev}} = nRT_0 \ln \left(\frac{P_f}{P_i} \right) = nRT_0 \ln \left(1 + \frac{mg}{P_0 S} \right).$$

On en déduit le transfert thermique : $Q = \Delta U + \Delta E_c - W = -W$, pour les mêmes raisons que plus haut, puis l'entropie échangée :

$$S_{\text{éch, rev}} = \frac{Q}{T_0} = -nR \ln \left(1 + \frac{mg}{P_0 S} \right).$$

On constate que $S_{\text{éch, rev}} = \Delta S$ donc que l'entropie créée dans cette transformation est nulle. La transformation est réversible.

3.5 Exemple 4 : chauffage par effet Joule

On place une masse m d'eau liquide dans un calorimètre (dont on négligera la valeur en eau μ devant m) supposé parfaitement isolé. On plonge dans cette eau une résistance électrique R . Dans l'état initial l'eau est à la température T_i .

On fait passer un courant d'intensité I pendant une durée τ dans la résistance. Dans l'état final l'eau a une température T_f . Comment s'établit le bilan d'entropie ? La transformation est-elle réversible ?

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

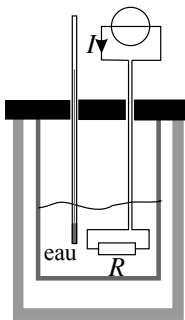


Figure 25.6 – Chauffage monobare par effet Joule.

On prend comme système le calorimètre et tout ce qu'il contient soit la masse m d'eau et la résistance. On suppose pour simplifier les écritures que les capacités thermiques de la résistance et du calorimètre sont négligeables devant celle de l'eau. Les variations d'enthalpie et d'entropie du système sont donc pratiquement égales à celles de l'eau seule.

Quel est l'état final de l'eau ? On va le déterminer en appliquant le premier principe sous la forme $\Delta H + \Delta E_c = W_{\text{autre}} + Q$, puisque la transformation est monobare, avec $\Delta E_c = 0$. $\Delta H = mc_{\text{eau}}(T_f - T_i)$ en notant c_{eau} la capacité thermique de l'eau. Le travail des forces autres que la pression est le travail électrique fourni par le générateur : $W_{\text{autre}} = UI\tau = RI^2\tau$. Enfin, le transfert thermique Q est nul si le calorimètre est très bien isolé thermiquement. Ainsi, le premier principe s'écrit :

$$mc_{\text{eau}}(T_f - T_i) = RI^2\tau \quad \text{d'où} \quad T_f = T_i + \frac{RI^2\tau}{mc_{\text{eau}}}.$$

La variation d'entropie de l'eau se calcule en utilisant l'expression (25.11) de l'entropie d'une phase condensée :

$$\Delta S = m \left(c_{\text{eau}} \ln \left(\frac{T_f}{T_0} \right) + s_0 \right) - m \left(c_{\text{eau}} \ln \left(\frac{T_i}{T_0} \right) + s_0 \right) = mc_{\text{eau}} \ln \left(\frac{T_f}{T_i} \right),$$

en utilisant $\ln x - \ln y = \ln \left(\frac{x}{y} \right)$. L'entropie échangée est nulle puisqu'il n'y a pas de transfert thermique : $S_{\text{éch}} = 0$. Il vient finalement :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S = mc_{\text{eau}} \ln \left(1 + \frac{RI^2\tau}{mc_{\text{eau}}T_i} \right).$$

L'entropie créée est strictement positive, la transformation est donc irréversible.

L'irréversibilité est due à l'effet Joule.

Si $RI^2\tau \ll mc_{\text{eau}}T_i$, $S_{\text{créée}} \simeq \frac{RI^2\tau}{T_i} = \frac{W_{\text{autre}}}{T_i}$. Ainsi, pour une énergie dissipée par effet Joule de 300 J et $T_i = 293$ K, l'entropie créée est $S_{\text{créée}} \simeq 1 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1}$.

3.6 Exemple 5 : solidification d'un liquide surfondu

Lorsqu'on refroidit progressivement un échantillon de corps pur liquide, dans un récipient en parfait état (il ne doit pas y avoir de rayures sur la paroi), le corps reste liquide même en dessous de la température de fusion T_{fus} du corps. Ce phénomène s'appelle la **surfusion** et on dit que le liquide est surfondu. Cet état d'équilibre est métastable : une très petite perturbation provoque la solidification d'une partie ou de la totalité du liquide surfondu.

Dans l'expérience considérée, un tube à essai contient une masse m d'eau surfondue (donc entièrement liquide) à une température T_i inférieure à $T_{\text{fus}} = 273 \text{ K}$, température de fusion de l'eau sous $P_0 = 1 \text{ bar}$. On fait cesser la surfusion en frappant légèrement sur le tube à essai avec un agitateur. Une partie de l'eau se solidifie presque instantanément. On se propose de faire le bilan d'entropie du système constitué par l'eau lors de cette transformation.

Dans l'état initial, l'eau est liquide à la température T_i , à la pression P_0 imposée par l'atmosphère. Dans l'état final, le système contient une masse $m x_{L,f}$ d'eau liquide et une masse $m(1 - x_{L,f})$ de glace, à la température T_{fus} , sous la pression P_0 . Il faut calculer $x_{L,f}$ pour connaître complètement l'état final.

La transformation est extrêmement rapide. On fait donc l'approximation qu'elle est adiabatique. Le système est en contact avec l'atmosphère donc elle est monobare.

Pour trouver x_L on peut appliquer le premier principe sous la forme $\Delta H + \Delta E_c = W_{\text{autre}} + Q$. Dans cette transformation $\Delta E_c = 0$, $W_{\text{autre}} = 0$ car il n'y a pas d'autre force que les forces de pression et $Q = 0$ par hypothèse. Il vient donc : $\Delta H = 0$.

Pour exprimer ΔH on utilise la méthode vue dans le paragraphe 2.7 du chapitre 24. On imagine un état intermédiaire dans lequel l'eau est totalement liquide à la température T_{fus} et on écrit :

$$\Delta H = H_f - H_i = (H_f - H_{\text{int}}) + (H_{\text{int}} - H_i) = -m(1 - x_{L,f})\Delta_{\text{fus}}h(T_{\text{fus}}) + m c_{\text{eau}}(T_{\text{fus}} - T_i),$$

en utilisant les formules (24.18) et (24.17), page 828. De la relation $\Delta H = 0$ on tire :

$$x_{L,f} = 1 - \frac{c_{\text{eau}}(T_{\text{fus}} - T_i)}{\Delta_{\text{fus}}h(T_{\text{fus}})}.$$

Remarque

On doit avoir $0 < x_{L,f} < 1$ ce qui suppose que : $T_{\text{fus}} - \frac{\Delta_{\text{fus}}h(T_{\text{fus}})}{c_{\text{eau}}} < T_i < T_{\text{fus}}$, soit, avec $\Delta_{\text{fus}}h(T_{\text{fus}}) = 334 \text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$ et $c_{\text{eau}} = 4,18 \text{ kJ}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$, $193 \text{ K} < T_i < 273 \text{ K}$. Cette condition est réaliste.

Pour calculer la variation d'entropie on utilise la même méthode :

$$\Delta S = S_f - S_i = (S_f - S_{\text{int}}) + (S_{\text{int}} - S_i) = -m(1 - x_{L,f})\Delta_{\text{fus}}s(T_{\text{fus}}) + m c_{\text{eau}} \ln\left(\frac{T_{\text{fus}}}{T_i}\right),$$

en utilisant les formules (25.14) et (25.11), page 854 et page 853.

La transformation étant supposée adiabatique, l'entropie échangée est nulle. Ainsi, l'entropie créée est $S_{\text{créée}} = \Delta S$. En utilisant la relation $T_{\text{fus}}\Delta_{\text{fus}}s(T_{\text{fus}}) = \Delta_{\text{fus}}h(T_{\text{fus}})$ et l'expression ci-

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D’ENTROPIE.

dessus de $x_{L,f}$, on peut la mettre sous la forme :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S = mc_{\text{eau}} \left(\frac{T_i}{T_{\text{fus}}} - 1 - \ln \left(\frac{T_i}{T_{\text{fus}}} \right) \right).$$

Il apparaît alors clairement que $S_{\text{créée}} > 0$ pour $T_i \neq T_{\text{fus}}$. La transformation est irréversible. L’irréversibilité est due au fait que la transformation de phase n’est pas faite dans les conditions de l’équilibre.

Pour $T_i = 265 \text{ K}$ et $m = 0,10 \text{ kg}$ on trouve $S_{\text{créée}} = 25.10^{-3} \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}$.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- causes d’irréversibilité
- conditions pour la réversibilité
- deuxième principe
- loi de Laplace
- définition de l’entropie de changement d’état
- relation entre l’entropie et l’enthalpie de changement d’état

SAVOIR-FAIRE

- analyser les causes d’irréversibilité
- faire un bilan d’entropie
- utiliser une expression fournie de l’entropie
- exploiter l’extensivité et l’additivité de l’entropie
- exprimer l’entropie d’un système diphasé en fonction des entropies molaires ou massiques de deux phases
- exprimer l’entropie d’un système diphasé en fonction de l’entropie molaire ou massique d’une des phases et de l’entropie de changement d’état

MOTS-CLÉS

- | | | |
|---------------------|--|---------------------|
| • réversible | • entropie échangée | • entropie massique |
| • irréversible | • entropie créée | • entropie molaire |
| • deuxième principe | • transformation adiabatique et réversible | |
| • entropie | | |

S'ENTRAÎNER

Pour les calculs de variation d'entropie on ira chercher dans le cours l'une des formules (25.4) à (25.6), (25.10) ou (25.11).

25.1 Bilan entropique (★)

Un morceau de fer de 2 kg, chauffé à blanc (à la température de 880 K) est jeté dans un lac à 5° C. Quelle est l'entropie créée ? On donne la capacité calorifique massique du fer : $c_{\text{fer}} = 4600 \text{ kJ.kg}^{-1}.\text{K}^{-1}$. Quelle est la cause de cette création d'entropie ?

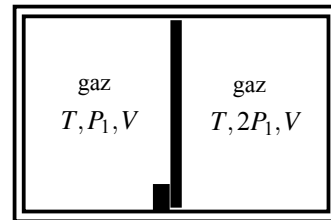
25.2 Égalisation des températures de deux systèmes (★)

Dans une enceinte thermiquement isolée, on met en contact thermique deux systèmes Σ_1 et Σ_2 constitués chacun d'un corps pur monophasé, de températures respectives T_1 et T_2 et de capacités thermiques à pression constante respectives C_1 et C_2 . La transformation est isobare.

1. Déterminer la température finale des deux systèmes.
2. Exprimer l'entropie créée dans la transformation.

25.3 Mise à l'équilibre (★)

Une enceinte indéformable aux parois calorifugées est séparée en deux compartiments par une cloison étanche de surface S , mobile et diathermane. Les deux compartiments contiennent chacun un gaz parfait. Dans l'état initial, le gaz du compartiment 1 est dans l'état ($T = 300 \text{ K}$, $P_1 = 1 \text{ bar}$, $V = 1 \text{ L}$), le gaz du compartiment 2 dans l'état ($T, 2P_1, V$), une cale bloque la cloison mobile. On enlève la cale et on laisse le système atteindre un état d'équilibre.



1. Déterminer l'état final.
2. Calculer l'entropie créée.

25.4 Mélange de deux gaz parfaits (★★)

Un récipient parfaitement isolé thermiquement est composé de deux compartiments séparés par une paroi isolante thermiquement. Initialement les compartiments contiennent des gaz parfaits différents de mêmes capacités thermiques molaires C_{Vm} et C_{Pm} . On note n_i , P_i et T_i la quantité de matière, la pression et la température dans le compartiment i . On enlève la paroi séparant les deux compartiments.

1. Calculer la température finale T_f du mélange qu'on considérera comme un gaz parfait.
2. Exprimer la pression finale P_f du mélange en fonction de P_1 , P_2 , T_1 , T_2 , n_1 et n_2 .
3. Exprimer la pression partielle finale $P_{f,i}$ de chaque gaz i (on rappelle que cette pression se calcule en faisant comme si le gaz i était seul) en fonction de P_f , n_1 et n_2 .
4. Montrer que la variation d'entropie du système constitué par les gaz, avec $n_1 = n_2 = n$,

$$\text{est : } \Delta S = nC_{Pm} \ln \frac{T_f^2}{T_1 T_2} + nR \ln \frac{P_1 P_2}{P_f^2} + 2nR \ln 2.$$

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

5. Commenter ce résultat dans le cas où les deux gaz sont identiques et dans le même état initial : $P_1 = P_2 = P_0$ et $T_1 = T_2 = T_0$. Que devrait valoir la variation d'entropie ?

25.5 Bilan d'entropie de l'effet Joule (★)

On considère une masse de 100 g d'eau dans laquelle plonge un conducteur de résistance $R = 20 \, \Omega$. Cette dernière est parcourue par un courant de 10 A pendant 1 s. On note Σ le système formé de l'eau et de la résistance. On donne :

- masse du conducteur : $m_c = 19 \, \text{g}$;
- capacité thermique massique du conducteur : $c_c = 0,42 \, \text{J.g}^{-1}.\text{K}^{-1}$;
- capacité thermique massique de l'eau : $c_e = 4,18 \, \text{J.g}^{-1}.\text{K}^{-1}$.

1. La température de l'ensemble est maintenue constante et égale à 20°C . Quelle est la variation d'entropie de Σ ? Quelle est l'entropie créée ? Quelle est la cause de la création d'entropie ?

2. Le même courant passe dans le conducteur pendant la même durée mais maintenant S est isolé thermiquement. Calculer la variation d'entropie de Σ et l'entropie créée. Quelle est la cause de la création d'entropie ?

25.6 Fonte de glace dans l'eau (★)

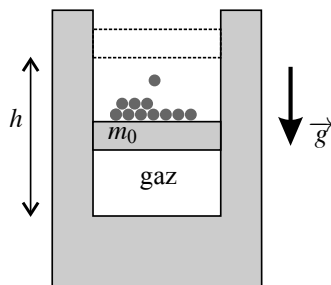
Dans un récipient parfaitement calorifugé, on met un morceau de glace à la température de 0°C dans un kilogramme d'eau initialement à la température de 20°C .

On donne la capacité thermique massique de l'eau $c = 4,2 \cdot 10^3 \, \text{J.K}^{-1}.\text{kg}^{-1}$ et l'enthalpie massique de fusion de la glace $\Delta_{\text{fus}}h = 336 \cdot 10^3 \, \text{J.kg}^{-1}$.

1. Déterminer la masse minimale de glace nécessaire pour que l'eau soit à la température de 0°C dans l'état final.
2. Calculer dans ce cas ΔS_e la variation d'entropie de l'eau initialement à l'état liquide.
3. Même question pour ΔS_{ge} pour l'eau initialement sous forme de glace.
4. En déduire le bilan d'entropie de l'évolution. Conclure.

25.7 Compression réversible ou non (★)

Un cylindre vertical à parois adiabatiques est fermé par un piston adiabatique, de section s et de masse m_0 , mobile sans frottement. Il contient un gaz parfait dont on supposera le rapport de capacités thermiques indépendant de la température et égal à $\gamma = 1,4$. Le cylindre est placé dans le vide, la pression du gaz étant équilibrée par le poids du piston. Initialement la température du gaz est $T_0 = 273 \, \text{K}$ et le piston se trouve à une hauteur $h = 10 \, \text{cm}$.



1. On ajoute progressivement de très petites masses sur le piston dont la somme est $m = 2m_0$. Exprimer, en fonction des données, la hauteur h_1 à laquelle est descendu le piston une fois l'équilibre final réalisé, ainsi que la température finale T_1 .

2. Partant du même état initial, on pose en une fois une masse m sur le piston. Exprimer, en fonction des données, la hauteur h_2 à laquelle est descendu le piston une fois l'équilibre final réalisé ainsi que la température finale T_2 .

APPROFONDIR

25.8 Vaporisation réversible ou irréversible (★★)

On vaporise une masse $m = 1 \text{ g}$ d'eau liquide des deux manières suivantes :

- la masse m est enfermée à 100°C sous la pression atmosphérique, dans un cylindre fermé par un piston. Par déplacement lent du piston, on augmente le volume à température constante et on s'arrête dès que toute l'eau est vaporisée. Le volume est alors égal à $V = 1,67 \text{ L}$.
- On introduit rapidement la masse m d'eau liquide initialement à 100°C dans un récipient fermé de même température, de volume $1,67 \text{ L}$, initialement vide.

L'enthalpie massique de vaporisation de l'eau est $\Delta_{\text{vap}}h = 2,25 \cdot 10^6 \text{ J} \cdot \text{kg}^{-1}$.

1. Pour chacun des processus précédents, calculer le transfert thermique fourni par le thermostat et les variations d'énergie interne, d'enthalpie et d'entropie de l'eau.
2. Calculer l'entropie créée lors du processus irréversible.

25.9 Sens d'un cycle monotherme (★)

Une mole de gaz parfait ($\gamma = 1,4$) subit la succession de transformations suivante :

- détente isotherme de $P_A = 2 \text{ bar}$ et $T_A = 300 \text{ K}$ jusqu'à $P_B = 1 \text{ bar}$, en restant en contact avec un thermostat à $T_T = 300 \text{ K}$;
- évolution isobare jusqu'à $V_C = 20,5 \text{ L}$ toujours en restant en contact avec le thermostat à T_T ;
- compression adiabatique réversible jusqu'à l'état A .

1. Représenter ce cycle en diagramme (P, V). S'agit-il d'un cycle moteur ou récepteur ?
2. Déterminer l'entropie créée entre A et B .
3. Calculer la température en C , le travail W_{BC} et le transfert thermique Q_{BC} reçus par le gaz au cours de la transformation BC . En déduire l'entropie échangée avec le thermostat ainsi que l'entropie créée.
4. Calculer la valeur numérique de l'entropie créée au cours d'un cycle. Le cycle proposé est-il réalisable ? Le cycle inverse l'est-il ?

25.10 Entrée de matière dans un récipient (★★)

On considère un récipient vide cylindrique de volume V_1 , dont les parois sont calorifugées. On perce un trou de manière à ce que l'air ambiant (de pression P_0 et température, T_0) y pénètre de façon adiabatique (transformation rapide). On appelle V_0 le volume initialement occupé par l'air qui entre dans le récipient.

1. Calculer la température finale de l'air du récipient.
2. Déterminer l'entropie créée. Quelle est la cause de la création d'entropie ?

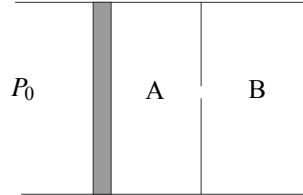
CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

25.11 Détente irréversible d'un gaz parfait (★★)

Soit le dispositif de la figure ci-contre. Les parois et le piston sont adiabatiques. La paroi interne est fixe et diatherme (elle permet les échanges thermiques). Elle est percée d'un trou fermé par une plaque amovible.

La pression extérieure est $P_0 = 1$ bar. Initialement le volume A contient $n = 1$ mol d'un gaz parfait, dans les conditions de pression et température $P_0 = 1$ bar et $T_0 = 300$ K, et le volume B est vide.

Le rapport des capacités thermiques du gaz γ vaut 1,4.



1. On ôte la plaque. Décrire qualitativement ce qui se passe suivant le volume de l'enceinte B . En déduire l'existence d'un volume critique de B : V_C que l'on ne demande pas de calculer.

2. On suppose $V_B < V_C$.

- On appelle V_1 le volume final occupé par le gaz. Déterminer le travail reçu par le gaz.
- Déterminer l'état final du gaz (P_1, V_1, T_1) en fonction de P_0, V_A et V_B .
- Calculer l'entropie créée. Conclure. Quelle est la cause de la création d'entropie ?
- Déterminer V_C . Effectuer l'application numérique.

3. Reprendre les questions 2 dans le cas $V_B > V_C$

4. On suppose maintenant que seul le piston est adiabatique, et que le dispositif est maintenu à T_0 par un thermostat. On appelle V'_C le nouveau volume critique.

- Déterminez le nouvel état final pour $V_B < V'_C$.
- Déterminez le nouveau volume critique V'_C .
- Calculer l'entropie créée quand $V_B < V'_C$.

CORRIGÉS

25.1 Bilan entropique

On peut considérer le lac comme un thermostat. Dans l'état final, le fer est à la même température que le lac.

La variation d'entropie du fer est d'après (25.11) : $\Delta S_{\text{fer}} = mc_{\text{fer}} \ln \frac{T_{\text{lac}}}{T_0} = -10,6 \cdot 10^6 \text{ J.K}^{-1}$.

L'entropie échangée est $S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_{\text{lac}}} = \frac{mc_{\text{fer}}(T_{\text{lac}} - T_0)}{T_{\text{lac}}} = -19,9 \cdot 10^6 \text{ J.K}^{-1}$.

L'entropie créée est donc : $S_{\text{créée}} = \Delta S_{\text{fer}} - S_{\text{éch}} = 9 \cdot 10^6 \text{ J.K}^{-1} > 0$: la transformation est irréversible.

Cette création d'entropie est due la mise en contact de deux corps à températures différentes. La température de l'ensemble est inhomogène, il y a donc un transfert thermique du morceau de fer vers le lac, ce phénomène est irréversible donc crée de l'entropie.

25.2 Égalisation des températures de deux systèmes

1. Le système $\{\Sigma_1 + \Sigma_2\}$ est thermiquement isolé et a une évolution isobare. Le premier principe s'écrit donc, en notant T_f la température finale commune aux deux solides et en utilisant l'additivité de la fonction d'état enthalpie :

$$\Delta H_{\Sigma_1} + \Delta H_{\Sigma_2} = 0 \quad \text{soit} \quad C_1(T_f - T_1) + C_2(T_f - T_2) = 0.$$

On en tire : $T_f = \frac{C_1 T_1 + C_2 T_2}{C_1 + C_2}$.

2. Le système $\{\Sigma_1 + \Sigma_2\}$ est thermiquement isolé donc le deuxième principe s'écrit, en utilisant l'additivité de la fonction d'état entropie :

$$\Delta S_{\Sigma_1} + \Delta S_{\Sigma_2} = S_{\text{créée}}.$$

Quelle que soit la nature des systèmes (gaz parfait ou bien phase condensée incompressible et indilatable) leurs variations d'entropie dans cette transformation isobare s'écrivent :

$$\Delta S_{\Sigma_1} = C_1 \ln \left(\frac{T_f}{T_1} \right) \quad \text{et} \quad \Delta S_{\Sigma_2} = C_2 \ln \left(\frac{T_f}{T_2} \right).$$

Il vient donc finalement : $S_{\text{créée}} = C_1 \ln \left(\frac{T_f}{T_1} \right) + C_2 \ln \left(\frac{T_f}{T_2} \right)$.

25.3 Mise à l'équilibre

1. Le système considéré contient : les gaz à l'intérieur des deux compartiments, l'enceinte et le piston.

- Gaz (1) : état initial (P_1, V, T) , état final (P', V'_1, T') .
- Gaz (2) : état initial (P_2, V, T) , état final (P', V'_2, T') .

Le nombre de moles dans le compartiment de gauche est $n_2 = 2n_1$, puisque les volumes et températures sont égaux et que $P_2 = 2P_1$.

La paroi étant diathermane, la température finale est la même dans les deux compartiments. La cloison étant mobile, la pression finale est la même pour les deux gaz. On applique le

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

premier principe pour déterminer l'état final :

$$\Delta U_1 + \Delta U_2 + \Delta U_{\text{enceinte}} + \Delta U_{\text{cloison}} + \Delta E_{\text{ccloison}} \simeq \Delta U_1 + \Delta U_2 = W + Q$$

Le système est isolé thermiquement et l'enceinte est indéformable donc :

$$\Delta U_1 + \Delta U_2 = 0 \Leftrightarrow \frac{n_1 R}{\gamma - 1} (T' - T) + \frac{2n_1 R}{\gamma - 1} (T' - T) = 0 \Leftrightarrow T' = T$$

Pour déterminer les pressions et les volumes, on utilise l'équation d'état du gaz parfait et l'invariance du volume total, égal à $2V$. A l'état final, $P'V'_1 = n_1 RT$ et $P'V'_2 = n_2 RT$. En calculant le rapport des deux expressions : $\frac{V'_2}{V'_1} = \frac{n_2}{n_1} = 2$. Sachant que $V'_1 + V'_2 = V$, on en déduit $V'_1 = 2\frac{V}{3}$ et $V'_2 = \frac{4V}{3}$. Enfin, les équations d'état donnent : $P' = \frac{P_1 + P_2}{2} = 1,5 \text{ bar}$.

2. Puisque l'évolution est adiabatique, l'entropie échangée est nulle et l'entropie créée est égale à la variation d'entropie totale des gaz que l'on peut calculer en utilisant l'expression (25.5) de l'entropie d'un gaz parfait en fonction des variables (T, V) :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S_T = n_1 R \ln \frac{V'_1}{V} + n_2 R \ln \frac{V'_2}{V} = 5,66 \cdot 10^{-2} \text{ J.K}^{-1}$$

L'entropie créée est strictement positive ce qui prouve que la transformation est irréversible.

25.4 Mélange de deux gaz parfaits

1. Du fait de l'isolation thermique, le transfert thermique reçu par le système $\Sigma_1 + \Sigma_2$ formé par les deux gaz est nul : $Q = 0$. D'autre part, $W = 0$ car les parois sont immobiles. Par conséquent, le premier principe s'écrit $\Delta U_{\Sigma_1 + \Sigma_2} = 0$. En utilisant l'additivité de l'énergie interne cela s'écrit :

$$n_1 C_{Vm} (T_f - T_1) + n_2 C_{Vm} (T_f - T_2) = 0 \quad \text{d'où} \quad T_f = \frac{n_1 T_1 + n_2 T_2}{n_1 + n_2}.$$

2. D'après l'équation d'état $P_1 V_1 = n_1 R T_1$, $P_2 V_2 = n_2 R T_2$ et $P_f (V_1 + V_2) = (n_1 + n_2) R T_f$. On peut donc écrire $P_f = \frac{(n_1 + n_2) R T_f}{V_1 + V_2}$ soit en explicitant l'expression de T_f :

$$P_f = \frac{(n_1 + n_2) R (n_1 T_1 + n_2 T_2)}{(n_1 + n_2) \left(\frac{n_1 R T_1}{P_1} + \frac{n_2 R T_2}{P_2} \right)} = \frac{P_1 P_2 (n_1 T_1 + n_2 T_2)}{n_1 T_1 P_2 + n_2 T_2 P_1}.$$

3. En utilisant les définitions de l'énoncé, on obtient $P_{f,1} (V_1 + V_2) = n_1 R T_f$ soit :

$$P_{f,1} = \frac{n_1}{n_1 + n_2} P_f \quad \text{et de même} \quad P_{f,2} = \frac{n_2}{n_1 + n_2} P_f.$$

4. On utilise l'expression de l'entropie molaire en fonction de la température et de la pression. Pour les deux gaz parfaits : $S_m = C_{Pm} \ln \frac{T}{T_0} - R \ln \frac{P}{P_0} + S_0$. Ainsi, en utilisant l'extensivité et l'additivité de la fonction d'état entropie on a :

$$\Delta S_{\Sigma_1 + \Sigma_2} = n_1 \left(C_{Pm} \ln \frac{T_f}{T_1} - R \ln \frac{P_{f,1}}{P_1} \right) + n_2 \left(C_{Pm} \ln \frac{T_f}{T_2} - R \ln \frac{P_{f,2}}{P_2} \right).$$

Dans le cas où $n_1 = n_2 = n$, $P_{f1} = P_{f2} = \frac{1}{2}P_f$, et :

$$\Delta S_{\Sigma_1 + \Sigma_2} = nC_{Pm} \ln \frac{T_f^2}{T_1 T_2} - nR \ln \frac{P_f}{2P_1} - nR \ln \frac{P_f}{2P_2} = C_{Pm} \ln \frac{T_f^2}{T_1 T_2} - nR \ln \frac{P_f^2}{P_1 P_2} + 2nR \ln 2.$$

5. Avec les hypothèses proposées, on a $P_f = P_0$, $T_f = T_0$ et $\Delta S = 2R \ln 2$. La variation d'entropie n'est pas nulle alors qu'il n'y a pas de transformation : il s'agit du paradoxe de Gibbs qui se résout en corrigeant l'expression de l'entropie pour tenir compte du fait que les molécules de même formule chimique sont indiscernables.

25.5 Bilan d'entropie de l'effet Joule

1. Puisque l'eau et la résistance formant le système Σ sont complètement décrits par leur température, les fonctions d'état U , H et S ne dépendent que de T , donc ces fonctions restent constantes pendant la transformation qui est isotherme : $\Delta U = 0$, $\Delta H = 0$ et $\Delta S = 0$.

Puisque l'ensemble est maintenu à la température T , c'est que Σ est en contact avec un thermostat à la même température, donc l'entropie échangée est :

$$S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T}$$

On applique le premier principe pour déterminer Q (il s'agit d'un liquide et d'un solide, donc $\Delta U \simeq \Delta H$, on utilise indifféremment l'une ou l'autre de ces deux fonctions) :

$$\Delta H = W_{\text{élec}} + Q = 0 \Rightarrow Q = -W_{\text{élec}} = -RI^2 t = -2 \text{ kJ}$$

d'où $S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T} = -6,82 \text{ J.K}^{-1}$. On en déduit l'entropie créée :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S - S_{\text{éch}} = -S_{\text{éch}} = 6,82 \text{ J.K}^{-1} > 0$$

L'origine de l'irréversibilité de la transformation est l'effet Joule : il y a une transformation irréversible du travail électrique reçu par la résistance en transfert thermique cédé à l'eau.

2. L'évolution est maintenant adiabatique donc : $\Delta H = W_{\text{élec}}$, soit :

$$(m_e c_e + m_c c_c)(T_f - T_i) = RI^2 t$$

La température finale est $T_f = 297,7 \text{ K}$.

Puisque l'évolution est adiabatique, l'entropie créée est égale à la variation d'entropie :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S_T = (m_e c_e + m_c c_c) \ln \frac{T_f}{T_i} = 6,77 \text{ J.K}^{-1} > 0$$

25.6 Fonte de glace dans l'eau

1. Soit m la masse de glace qui aura fondu et m_e la masse initiale d'eau. Dans l'état final pour lequel on a juste la quantité de glace nécessaire pour avoir de l'eau à $\theta_0 = 0,0^\circ\text{C}$ sans qu'il reste de glace, on a une masse d'eau $m + m_e$ et plus de glace. Le premier principe appliqué au système glace + eau sur la transformation s'écrit : $\Delta H = 0$ soit $m_e c(\theta_0 - \theta_i) + m \Delta_{\text{fus}} h = 0$. On en déduit la masse de glace nécessaire :

$$m = -\frac{m_e c(\theta_0 - \theta_i)}{\Delta_{\text{fus}} h} = 250 \text{ g.}$$

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

Il s'agit de la masse minimale : pour une masse de glace plus grande on obtient dans l'état final un mélange eau - glace à 0,0°C qui est en équilibre..

2. Pour l'eau, la variation d'entropie est :

$$\Delta S_e = m_e c \ln \frac{T_f}{T_i} = -297 \text{ J.K}^{-1}.$$

3. Pour la glace se transformant en eau, on a $\Delta S_g = m \Delta_{\text{fus}} s = \frac{m \Delta_{\text{fus}} h}{T_0} = 308 \text{ J.K}^{-1}$.

4. Finalement la variation d'entropie pour l'ensemble est

$$\Delta S = \Delta S_e + \Delta S_g = 11 \text{ J.K}^{-1}.$$

Le système étant calorifugé, il n'y a pas d'entropie échangée et l'entropie créée est égale à la variation d'entropie soit $S_{\text{cr}} = \Delta S > 0$ et la transformation est irréversible.

25.7 Compression réversible ou non

1. Le système Σ considéré est constitué du gaz, du piston, du cylindre et de la masse posée sur le piston.

A l'état initial, le gaz est à la pression P_0 , température T_0 , volume $V_0 = h s$. A l'état final, le gaz est à la pression P_1 , température T_1 , volume $V_1 = h_1 s$. Le piston ayant une masse m_0 et n'étant pas surmonté par un gaz, $P_0 = \frac{m_0 g}{s}$ et $P_1 = \frac{3 m_0 g}{s}$ (on rappelle que pour déterminer les pressions, il suffit d'écrire l'équilibre mécanique du piston).

La transformation est adiabatique réversible, donc on peut appliquer la loi de Laplace au gaz parfait contenu dans le cylindre :

$$P_0 V_0^\gamma = P_1 V_1^\gamma \Leftrightarrow h_1 = h \left(\frac{1}{3} \right)^{\frac{1}{\gamma}} = 4,6 \text{ cm}.$$

Pour obtenir la température, on applique aussi une des lois de Laplace :

$$P_0^{1-\gamma} T_0^\gamma = P_1^{1-\gamma} T_1^\gamma \Leftrightarrow T_1 = T_0 3^{\frac{\gamma-1}{\gamma}} = 374 \text{ K}.$$

2. On étudie le même système. L'état initial est le même que précédemment et dans l'état final, le gaz est à la pression P_2 , son volume est V_2 et sa température T_2 . Puisque la masse totale déposée est la même, la pression finale P_2 est égale à P_1 . D'autre part, la masse est posée dès le début de l'évolution, donc la pression extérieure exercée sur le gaz est constante et égale à P_1 .

On applique le premier principe au système Σ :

$$\Delta U_{\text{gaz}} + \Delta U_{\text{enceinte}} + \Delta U_{\text{piston}} + \Delta E_{\text{cpiston}} = W + Q.$$

Le piston est immobile au départ et à l'arrivée et on suppose que les capacités thermiques du piston et de l'enceinte sont négligeables. La transformation est adiabatique donc $Q = 0$. La pression extérieure est constante donc $W = P_1 (V_0 - V_2)$. On obtient alors :

$$\Delta U_{\text{gaz}} = \frac{nR}{\gamma-1} (T_2 - T_0) = P_1 (V_0 - V_2).$$

Or $nRT_0 = P_0 V_0$ et $nRT_2 = P_1 V_2$, d'où : $T_2 = \frac{3(\gamma-1)+1}{\gamma} T_0 = 429 \text{ K}$ et $h_2 = 5,2 \text{ cm}$.

25.8 Vaporisation réversible ou irréversible

1. Le système considéré est l'eau contenue dans le cylindre.
La première transformation est réversible. Puisque le déplacement du piston est lent, on peut supposer que la pression à l'intérieur du cylindre est maintenue en permanence égale à la pression atmosphérique. Dans ce cas la transformation a lieu à température et pression constantes. On peut alors écrire :

$$\Delta H = Q_1 = m\Delta_{\text{vap}}h = 2,25 \text{ kJ} \quad \text{et} \quad \Delta S = \frac{Q}{T} = \frac{\Delta H}{T} = 6,03 \text{ J.K}^{-1}$$

On calcule maintenant la variation d'énergie interne :

$$\Delta U = \Delta H - \Delta(PV) = \Delta H - P_s(V_{\text{final}} - V_{\text{initial}}) \simeq \Delta H - P_s V_{\text{final}} = 2,08 \text{ kJ}$$

La deuxième transformation n'est pas réversible, mais les états initial et final de l'eau sont les mêmes que pour la première transformation. Comme les variations des fonctions d'état ne dépendent que des états extrêmes, les variations de U , H et S sont les mêmes pour les deux transformations. Dans cette transformation, par contre la pression n'est pas constante mais, puisque l'enceinte est supposée de volume constant, le travail des forces de pression est nul. En appliquant le premier principe, on trouve :

$$\Delta U = Q_2 \Rightarrow Q_2 = \Delta H - P_s V_{\text{final}} = m\Delta_{\text{vap}}h - P_s V_{\text{final}}$$

On remarque sur ces deux exemples que le transfert thermique dépend du chemin suivi.

- 2. • Premier cas : $S_{\text{éch}} = \frac{Q_1}{T} = \frac{m\Delta_{\text{vap}}h}{T}$ et $S_{\text{créée}} = \Delta S - S_{\text{éch}} = 0$, et on retrouve que la transformation est réversible.
- Deuxième cas : $S_{\text{éch}} = \frac{Q_2}{T} = \frac{m\Delta_{\text{vap}}h - P_s V_{\text{final}}}{T}$ et $S_{\text{créée}} = \Delta S - S_{\text{éch}} = \frac{P_s V_{\text{final}}}{T} > 0$, et on retrouve que la transformation est irréversible (parce que très rapide).

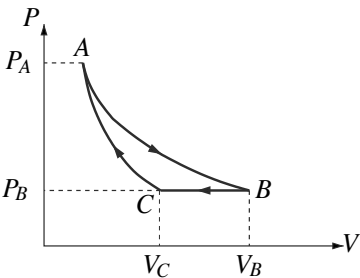
25.9 Sens d'un cycle monotherme

Le système étudié est le gaz qui décrit le cycle.

- 1. Pour calculer V_B , on applique l'équation du gaz parfait en B sachant que $T_B = T_A$, soit :

$$V_B = \frac{nRT_A}{P_B} = 24,9 \text{ L}$$

On a donc $V_B > V_C$. Le cycle tourne dans le sens horaire : c'est un cycle moteur.



- 2. En utilisant l'expression de l'entropie en fonction des variables (T, V) ou en fonction des variables (T, P) on trouve, pour la transformation isotherme AB : $\Delta S_{AB} = nR \ln \frac{V_B}{V_A} = nR \ln \frac{P_A}{P_B}$. La transformation étant isotherme et le gaz parfait, $\Delta U_{AB} = 0$ donc $Q = -W$. L'évolution du gaz est de plus mécaniquement réversible et isotherme, dans ce cas le calcul fait au chapitre 24 donne : $W = -nRT_A \ln \frac{V_B}{V_A} = nRT_A \ln \frac{P_B}{P_A}$. Finalement : $Q = -nRT_A \ln \frac{P_B}{P_A}$.

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

On en déduit l'entropie échangée avec le thermostat à $T_T = T_A$: $S_{\text{éch}} = -nR \ln \frac{P_B}{P_A}$.

On remarque donc que $S_{\text{éch}} = \Delta S$: l'entropie créée est nulle ce qui prouve que la transformation est réversible.

3. Pour calculer T_C , on applique l'équation du gaz parfait : $T_C = \frac{P_B V_C}{nR} = 246,6 \text{ K}$.

Il s'agit d'une transformation isobare donc : $W_{BC} = P_B(V_B - V_C) = 440 \text{ J}$; et avec le premier principe : $Q_{BC} = \Delta H_{BC} = \frac{nR\gamma}{\gamma-1}(T_C - T_B) = -1,55 \text{ kJ}$.

On peut aussi utiliser $Q_{BC} = \Delta U_{BC} - W_{BC}$, on obtient bien évidemment le même résultat.

On déduit du calcul précédent : $S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_T} = -5,17 \text{ J.K}^{-1}$.

Pour calculer l'entropie créée, il faut d'abord calculer la variation d'entropie du gaz entre B et C. En utilisant l'expression de l'entropie du gaz parfait en variables (T, P) (puisque la transformation est isobare) on a : $\Delta S_{BC} = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln \frac{T_C}{T_B} = -5,7 \text{ J.K}^{-1}$.

On peut alors calculer l'entropie créée :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S - S_{\text{éch}} = -0,54 \text{ J.K}^{-1}.$$

Ce résultat est en contradiction avec le second principe, puisque l'entropie créée ne peut être que positive : cette transformation est donc irréalisable.

4. Ce cycle est donc irréalisable pratiquement puisque l'entropie créée serait négative dans une des transformations. En revanche le cycle récepteur correspondant (ACBA) est possible. On verra effectivement dans le chapitre sur les machines thermiques qu'un cycle moteur monotherme (c'est-à-dire en contact avec un seul thermostat) ne peut exister.

25.10 Entrée de matière dans un récipient

1. On considère comme système l'air qui va entrer dans le récipient et le récipient lui-même dont on suppose la capacité thermique négligeable.

Le gaz entre dans le récipient jusqu'à ce que la pression soit égale à la pression extérieure P_0 en étant poussé par le gaz extérieur. Le gaz qui entre dans le récipient occupe, quand il est à l'extérieur, le volume V_0 . Il passe de la température T_0 (à l'extérieur) à la température T_1 (à l'intérieur). Le travail des forces de pression est le travail exercé par le gaz extérieur, et le volume balayé par le pourtour du gaz est V_0 . On en déduit que le travail reçu par le gaz est : $W = P_0 V_{\text{balayé}} = P_0 V_0$.

On applique le premier principe au système :

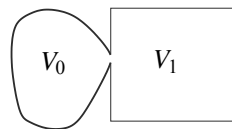
$$\Delta U = W + Q = W \Rightarrow \frac{nR}{\gamma-1}(T_1 - T_0) = P_0 V_0.$$

Or $P_0 V_0 = nRT_0$, d'où $(T_1 - T_0) = (\gamma - 1)T_0$ et $T_1 = \gamma T_0$.

2. Comme l'évolution est adiabatique, l'entropie échangée est nulle et l'entropie créée est égale à la variation d'entropie du système. Pour calculer celle-ci, on utilise (25.4). Il vient :

$$S_{\text{créée}} = \Delta S = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln \left(\frac{T_1}{T_0} \right) = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln \gamma > 0.$$

Ainsi, l'évolution est irréversible, comme on pouvait s'y attendre.



25.11 Détentes irréversibles d'un gaz

1. Dès que la plaque est enlevée le gaz de l'enceinte A diffuse vers l'enceinte B . Si l'enceinte B est suffisamment grande (V_B supérieure à un volume critique appelé V_C), tout le gaz de A se retrouve dans B et dans l'état final, le piston est contre la paroi. Si $V_B < V_C$, il reste du gaz dans A et le piston s'immobilise avant la cloison. Dans ce cas, comme le piston est à l'équilibre dans l'état final, la pression dans le gaz est P_0 .

2. a. Le travail reçu par le gaz est dû au déplacement du piston, il est égal à $P_0 V_{\text{balayé}}$. Le volume balayé est : $V_{\text{balayé}} = V_A + V_B - V_1$, donc le travail est : $W = P_0(V_A + V_B - V_1)$.

b. Puisque $V_B < V_C$, la pression finale du gaz est P_0 . Le système Σ considéré est constitué du gaz, du cylindre et du piston. L'état initial et l'état final du gaz sont :

$$\begin{array}{cc} \text{Etat initial} & \left| \begin{array}{l} P_0 \\ V_A \\ T_0 \end{array} \right. & \text{Etat final} & \left| \begin{array}{l} P_1 = P_0 \\ V_1 \\ T_1 \end{array} \right. \end{array}$$

L'application du premier principe à Σ donne :

$$\Delta U_{\text{gaz}} + \Delta U_{\text{enceinte}} + \Delta U_{\text{piston}} + \Delta E_{\text{cpiston}} = W + Q$$

On suppose que les capacités thermiques du piston et de l'enceinte sont négligeables, donc $\Delta U_{\text{piston}} \simeq 0$ et $\Delta U_{\text{enceinte}} \simeq 0$. Le piston est immobile dans les états extrêmes donc $\Delta E_{\text{cpiston}} = 0$. Enfin la transformation est adiabatique donc $Q = 0$. Finalement :

$$\Delta U = W \quad \text{soit} \quad \frac{nR}{\gamma-1}(T_1 - T_0) = P_0(V_A + V_B - V_1)$$

L'équation du gaz parfait donne $nRT_1 = P_0 V_1$. En combinant les deux expressions précédentes, on obtient pour T_1 : $T_1 = \frac{P_0}{nR} \left(\frac{\gamma-1}{\gamma} V_B + V_A \right)$.

Et pour V_1 : $V_1 = \frac{\gamma-1}{\gamma} V_B + V_A$.

c. On trouve en utilisant l'expression de l'entropie en variables (T, P) (puisque la pression est la même dans l'état final et l'état initial) : $\Delta S = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln \frac{T_1}{T_0}$. Et, avec l'expression de T_1

$$\text{trouvée plus haut : } \Delta S = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln \left(\frac{P_0}{nRT_0} \left(\frac{\gamma-1}{\gamma} V_B + V_A \right) \right) = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln \left(1 + \frac{\gamma-1}{\gamma} \frac{V_B}{V_A} \right).$$

Comme l'évolution est adiabatique, l'entropie échangée est nulle et donc l'entropie créée est égale à la variation d'entropie : $S_{\text{créée}} = \Delta S = \frac{nR\gamma}{\gamma-1} \ln \left(1 + \frac{\gamma-1}{\gamma} \frac{V_B}{V_A} \right) > 0$.

La transformation est bien irréversible. L'origine de l'irréversibilité est la différence de pression entre l'intérieur et l'extérieur du récipient A (irréversibilité mécanique).

d. A la limite, si $V_B = V_C$, le volume final V_1 est égal à V_B , soit : $\frac{\gamma-1}{\gamma} V_C + V_A = V_C$, ce qui donne : $V_C = \gamma V_A = \gamma \frac{nRT_0}{P_0} = 0,035 \text{ m}^3 = 35 \text{ L}$.

3. Dans ce cas, on ne connaît pas la pression dans l'état final puisque le piston est retenu par

CHAPITRE 25 – DEUXIÈME PRINCIPE. BILANS D'ENTROPIE.

la cloison, mais on connaît le volume final. L'état initial et l'état final du gaz sont :

$$\text{Etat initial} \left| \begin{array}{c} P_0 \\ V_A \\ T_0 \end{array} \right. \quad \text{Etat final} \left| \begin{array}{c} P_1 \\ V_B \\ T_1 \end{array} \right.$$

Le volume balayé est V_A donc le travail est $W = P_0 V_A$. Le premier principe donne :

$$\Delta U_{\text{gaz}} = W \Rightarrow \frac{nR}{\gamma-1} (T_1 - T_0) = P_0 V_A$$

Or, $P_0 V_A = nRT_0$, donc : $T_1 = \gamma T_0$ et $P_1 = \frac{nRT_1}{V_B} = \gamma P_0 \frac{V_A}{V_B}$.

On remarque que $P_1 < P_0$, ce qui confirme la condition de validité de l'hypothèse $V_B > V_C$.

Pour calculer la variation d'entropie, on utilise l'expression de l'entropie d'un gaz parfait en variables (T, V) (par exemple) :

$$\Delta S = \frac{nR}{\gamma-1} \ln \frac{T_1}{T_0} + nR \ln \frac{V_B}{V_A} = \frac{nR}{\gamma-1} \ln \frac{T_1 V_B^{\gamma-1}}{T_0 V_A^{\gamma-1}} = \frac{nR}{\gamma-1} \ln \left(\gamma \left(\frac{V_B}{V_A} \right)^{\gamma-1} \right)$$

L'évolution est adiabatique, donc l'entropie créée est égale à ΔS . On sait que $V_B > V_C$ donc

$V_B > \gamma V_A$, et : $\frac{V_B}{V_A} > \gamma \Rightarrow \gamma \left(\frac{V_B}{V_A} \right)^{\gamma-1} > \gamma^{\gamma-1} > 1$. L'argument du logarithme est plus grand que 1, $S_{\text{créée}} > 0$ et la transformation est irréversible, pour la même raison que précédemment.

4. a. Le système est le même que précédemment et puisque $V_B < V'_C$, le piston s'arrête avant la cloison donc la pression finale est P_0 . L'état initial et l'état final du gaz sont :

$$\text{Etat initial} \left| \begin{array}{c} P_0 \\ V_A \\ T_0 \end{array} \right. \quad \text{Etat final} \left| \begin{array}{c} P_0 \\ V_1 \\ T_0 \end{array} \right.$$

On en déduit le volume final : $V_1 = \frac{nRT_0}{P_0} = V_0$. Le piston n'a fait que transvaser le gaz sans changer son état.

b. Le nouveau volume critique vérifie $V_1 = V'_C$, soit $V'_C = V_A$.

c. Puisque les variables d'état du gaz sont inchangées, la variation d'entropie du gaz est nulle : $\Delta S = 0 \Rightarrow S_{\text{créée}} = -S_{\text{éch}}$.

On calcule l'entropie échangée avec le thermostat à la température T_0 : $S_{\text{éch}} = \frac{Q}{T_0}$.

On utilise le premier principe pour calculer Q . Sachant que $\Delta U = 0$ puisque T est constante : $Q = -W = -P_0 V_A = -nRT_0$, donc : $S_{\text{éch}} = -nR$ et $S_{\text{créée}} = nR > 0$. La transformation est toujours irréversible.

Machines thermiques

26

Les machines thermiques sont des systèmes thermodynamiques avec lesquels on modélise de nombreux appareils et installations réels : moteurs à essence et Diesel, réfrigérateurs, pompes à chaleur, centrales électriques thermiques, usines d’incinération...

1 Machine monotherme

Une machine thermique est un système thermodynamique (M) échangeant du travail avec un système mécanique SM (ou électrique) et du transfert thermique avec un ou plusieurs thermostats au cours de transformations successives formant un cycle : quand il a subi toutes les transformations, le système est revenu dans son état initial.

La machine thermique la plus simple échange du transfert thermique avec un unique thermostat TH de température T_0 . On note W le travail algébrique qu’elle reçoit de la part du système mécanique (ou électrique) SM et Q le transfert thermique algébrique qu’elle reçoit de la part du thermostat au cours du cycle (voir figure 26.1).

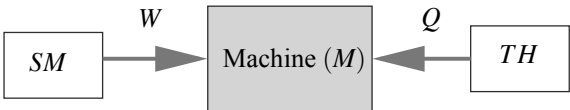


Figure 26.1 – Schéma synoptique d’une machine monotherme. W et Q sont positifs s’ils sont effectivement reçus par la machine (M) et négatifs s’ils sont cédés par (M).

On applique les deux principes de la thermodynamique à la machine (M) sur le cycle. Pour cette transformation, l’état final est identique à l’état initial i , donc les variations des fonctions d’état de (M) sont nulles : $\Delta U = U_f - U_i = 0$ et $\Delta S = S_f - S_i = 0$. Il vient donc :

$$\begin{cases} \Delta U = W + Q = 0 \\ \Delta S = \frac{Q}{T_0} + S_{\text{créée}} = 0, \end{cases}$$

car la température de la surface du système en contact avec le thermostat est à la température

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

du thermostat T_0 . On en tire :

$$Q = -T_0 S_{\text{créée}} \leq 0 \quad \text{et} \quad W = T_0 S_{\text{créée}} \geq 0.$$

Ainsi, la machine ne peut que recevoir du travail et donner du transfert thermique. Il s’agit par exemple d’un radiateur électrique qui reçoit du travail de l’installation électrique et fournit du transfert thermique à la pièce.

Si l’on veut une machine pouvant fournir du travail il faut nécessairement au moins deux sources. La suite du chapitre sera consacrée aux machines dithermes.

2 Machines thermiques dithermes

2.1 Généralités sur les machines dithermes

a) Notations

Une machine ditherme (M) échange du transfert thermique avec deux thermostats :

- un thermostat TH_{ch} de température T_{ch} appelé **source chaude** ;
- un thermostat TH_{fr} de température T_{fr} appelé **source froide**.

Comme le vocabulaire employé l’indique on suppose que : $T_{ch} > T_{fr}$.

On note W le travail algébrique reçu par la machine de la part du système SM , Q_{ch} et Q_{fr} les transferts thermiques reçus par la machine de la part des thermostats TH_{ch} et TH_{fr} respectivement. Les conventions de signe pour ces échanges énergétiques sont schématisées sur la figure 26.2.

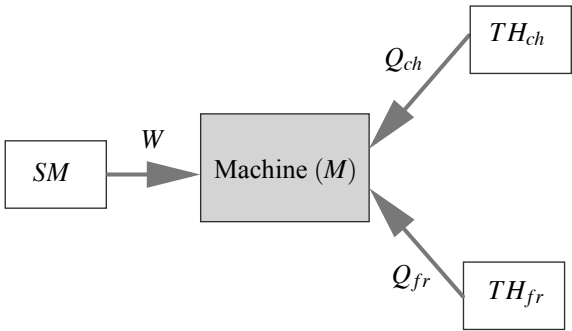


Figure 26.2 – Schéma synoptique d’une machine ditherme. W , Q_{ch} et Q_{fr} sont positifs s’ils sont effectivement reçus par la machine (M) et négatifs s’ils sont cédés par (M).

b) Inégalité de Clausius

On applique les deux principes de la thermodynamique à la machine (M). La transformation étant un cycle, les variations des fonctions d’état de (M) sont nulles. Il vient donc :

$$\begin{cases} \Delta U = W + Q_{ch} + Q_{fr} = 0 \\ \Delta S = \frac{Q_{ch}}{T_{ch}} + \frac{Q_{fr}}{T_{fr}} + S_{\text{créée}} = 0, \end{cases}$$

car la température de la surface du système à travers laquelle il reçoit le transfert thermique d'un thermostat est à la température de ce thermostat.

Le deuxième principe précise que $S_{créée} \geq 0$, on a donc l'**inégalité de Clausius** :

$$\frac{Q_{ch}}{T_{ch}} + \frac{Q_{fr}}{T_{fr}} \leq 0. \tag{26.1}$$

Cette inégalité est une égalité si et seulement si le cycle est une suite de transformations réversibles (on dit plus rapidement que le cycle est réversible).

c) Les deux types de machines dithermes

La première possibilité est que la machine reçoive de l'énergie de la source chaude, en donne à la source froide. Ce qu'elle reçoit en plus par rapport à ce qu'elle cède est transformé en travail : la machine est dans ce cas un moteur.

Un **moteur thermique** fournit du travail ($W < 0$) et l'échange thermique a lieu dans le sens naturel : la source chaude donne du transfert thermique au moteur ($Q_{ch} > 0$) tandis que la source froide reçoit du transfert thermique du moteur ($Q_{fr} < 0$).

La deuxième possibilité est que la machine reçoive du travail. Il est alors possible qu'elle donne du transfert thermique à la source chaude et reçoive du transfert thermique de la source froide. La machine sert dans ce cas à chauffer la source chaude ou bien à refroidir la source froide.

Une machine thermique destinée à refroidir (**machine frigorifique, climatiseur**) ou bien à chauffer (**pompe à chaleur**) reçoit du travail ($W > 0$), cède du transfert thermique à la source chaude ($Q_{ch} < 0$) et prend du transfert thermique à la source froide ($Q_{fr} > 0$). Ce **transfert thermique de sens contraire au sens naturel** nécessite l'apport de travail à la machine.

2.2 Moteur thermique

a) Rendement du moteur

La définition générale d'un **rendement** est :

$$\rho = \left| \frac{\text{énergie utile}}{\text{énergie coûteuse}} \right|.$$

Pour un moteur, c'est le travail qui est utile et c'est la source chaude qui est onéreuse. On définit donc le rendement du moteur de la manière suivante :

$$\rho_{\text{moteur}} = \left| \frac{W}{Q_{ch}} \right| = -\frac{W}{Q_{ch}}, \tag{26.2}$$

puisque $W < 0$ et $Q_{ch} > 0$. D'après le premier principe, $W = -(Q_{ch} + Q_{fr})$, l'expression précédente devient donc :

$$\rho_{\text{moteur}} = 1 + \frac{Q_{fr}}{Q_{ch}}.$$

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

En multipliant l'équation du second principe par $\frac{T_{fr}}{Q_{ch}}$ on trouve : $\frac{T_{fr}}{T_{ch}} + \frac{Q_{fr}}{Q_{ch}} + \frac{T_{fr}S_{créée}}{Q_{ch}} = 0$.
On en déduit :

$$\rho_{\text{moteur}} = 1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}} - \frac{T_{fr}S_{créée}}{Q_{ch}}. \quad (26.3)$$

b) Théorème de Carnot

D'après le deuxième principe $S_{créée} \geq 0$ et pour un moteur $Q_{ch} > 0$ donc $\frac{T_{fr}S_{créée}}{Q_{ch}} \geq 0$ et d'après (26.3) :

$$\rho_{\text{moteur}} \leq 1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}}.$$

L'égalité est réalisée si et seulement si $S_{créée} = 0$, c'est-à-dire si le cycle est réversible. Ce résultat est le **théorème de Carnot** :

Le rendement d'un moteur ditherme réversible est :

$$\rho_{\text{moteur,rev}} = 1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}}, \quad (26.4)$$

où T_{ch} est la température de la source chaude et T_{fr} la température de la source froide. Ce rendement est appelé **rendement de Carnot**. C'est la valeur maximale du rendement d'un moteur thermique fonctionnant avec ces sources.

Un moteur ditherme fonctionnant sur un cycle comportant au moins une transformation irréversible a un rendement plus faible que le rendement de Carnot.

Pour avoir le rendement de Carnot le plus élevé possible il faut avoir deux sources de températures aussi éloignées que possible.

c) Exemples

Une centrale électrique nucléaire peut être modélisée par une machine thermique fournissant du travail électrique et travaillant avec, comme source chaude, le réacteur et, comme source froide, l'eau d'une rivière. Pour les valeurs typiques $T_{ch} = 600$ K et $T_{fr} = 300$ K le rendement de Carnot est égal à 0,5. En pratique le rendement est compris entre 30 et 40%. Il est plus faible que le rendement de Carnot en raison des irréversibilités et de diverses pertes.

Dans le cas d'un moteur de voiture, la source froide est l'air atmosphérique, de température typique $T_{fr} = 300$ K. Le transfert thermique est apporté au moteur par les gaz en combustion dont la température peut valoir $T_{ch} = 3000$ K. Pour ces valeurs le rendement de Carnot vaut 0,9. En pratique une valeur typique de rendement est 35% pour un moteur à essence et 45% pour un moteur Diesel.

2.3 Machine frigorifique

a) Efficacité de la machine frigorifique

Le but d'une machine frigorifique est de produire du froid. Il s'agit donc de prendre du transfert thermique à la source froide et la grandeur intéressante est Q_{fr} . La grandeur coûteuse est le travail W fourni à la machine. On définit l'**efficacité** de la machine frigorifique par :

$$e_{\text{frigo}} = \left| \frac{Q_{fr}}{W} \right| = \frac{Q_{fr}}{W}, \quad (26.5)$$

puisque $Q_{fr} > 0$ et $W > 0$.

D'après le premier principe, $W = -(Q_{fr} + Q_{ch})$ donc :

$$e_{\text{frigo}} = -\frac{Q_{fr}}{Q_{fr} + Q_{ch}} = -\frac{1}{1 + \frac{Q_{ch}}{Q_{fr}}}.$$

En multipliant l'équation du second principe par $\frac{T_{ch}}{Q_{fr}}$ on trouve : $\frac{Q_{ch}}{Q_{fr}} + \frac{T_{ch}}{T_{fr}} + \frac{T_{ch}S_{\text{créée}}}{Q_{fr}} = 0$.

On en déduit :

$$e_{\text{frigo}} = \frac{1}{\frac{T_{ch}}{T_{fr}} - 1 + \frac{T_{ch}S_{\text{créée}}}{Q_{fr}}}. \quad (26.6)$$

D'après le deuxième principe $S_{\text{créée}} \geq 0$ et pour une machine frigorifique $Q_{fr} > 0$ (la source froide donne du transfert thermique), donc $\frac{T_{ch}S_{\text{créée}}}{Q_{fr}} \geq 0$. Par suite :

$$e_{\text{frigo}} \leq \frac{1}{\frac{T_{ch}}{T_{fr}} - 1} = \frac{T_{fr}}{T_{ch} - T_{fr}}.$$

L'égalité est réalisée si et seulement si $S_{\text{créée}} = 0$, c'est-à-dire si le cycle est réversible. Ce résultat est le **théorème de Carnot** :

L'efficacité d'une machine frigorifique réversible est :

$$e_{\text{frigo,rev}} = \frac{T_{fr}}{T_{ch} - T_{fr}}, \quad (26.7)$$

où T_{ch} est la température de la source chaude et T_{fr} la température de la source froide. C'est la valeur maximale de l'efficacité d'une machine frigorifique fonctionnant avec ces sources.

Une machine frigorifique fonctionnant sur un cycle non réversible a une efficacité plus faible que $e_{\text{frigo,rev}}$.

D'après la formule (26.7), l'efficacité est plus grande quand les températures des deux sources sont plus proches.

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

b) Exemples

Un congélateur domestique est modélisable par une machine thermique ditherme avec pour source froide l'intérieur du congélateur, à la température $T_{fr} = -18^\circ\text{C} = 255\text{ K}$, et pour source chaude l'air de la pièce de température $T_{ch} = 300\text{ K}$. Pour ces températures, $e_{\text{frigo,rev}} = 5,7$. Dans la pratique le coefficient d'efficacité est au mieux voisin de 2.

L'efficacité d'un réfrigérateur domestique peut valoir jusqu'à 8. Cette valeur meilleure, s'explique par le fait que la température de la source froide (intérieur du réfrigérateur) est plus proche de la température de la source chaude (air de la pièce) que dans le cas du congélateur.

2.4 Pompe à chaleur

a) Efficacité d'une pompe à chaleur

Le but d'une machine pompe à chaleur est de chauffer la source chaude. La grandeur intéressante est donc Q_{ch} . La grandeur coûteuse est le travail W fourni à la machine. On définit donc l'**efficacité** de la pompe à chaleur :

$$e_{\text{pac}} = \left| \frac{Q_{ch}}{W} \right| = -\frac{Q_{ch}}{W}, \quad (26.8)$$

puisque $Q_{ch} < 0$ et $W > 0$.

D'après le premier principe, $W = -(Q_{fr} + Q_{ch})$ donc :

$$e_{\text{pac}} = \frac{Q_{ch}}{Q_{fr} + Q_{ch}} = \frac{1}{1 + \frac{Q_{fr}}{Q_{ch}}}.$$

En multipliant l'équation du second principe par $\frac{T_{fr}}{Q_{ch}}$ on trouve : $\frac{T_{fr}}{T_{ch}} + \frac{Q_{fr}}{Q_{ch}} + \frac{T_{fr}S_{\text{créée}}}{Q_{ch}} = 0$.

On en déduit :

$$e_{\text{pac}} = \frac{1}{1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}} - \frac{T_{fr}S_{\text{créée}}}{Q_{ch}}}. \quad (26.9)$$

D'après le deuxième principe $S_{\text{créée}} \geq 0$ et pour une pompe à chaleur $Q_{ch} < 0$ (la source chaude reçoit du transfert thermique), donc $\frac{T_{fr}S_{\text{créée}}}{Q_{ch}} \leq 0$. Par suite :

$$e_{\text{pac}} \leq \frac{1}{1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}}} = \frac{T_{ch}}{T_{ch} - T_{fr}}.$$

L'égalité est réalisée si et seulement si $S_{\text{créée}} = 0$, c'est-à-dire si le cycle est réversible. Ce résultat est le **théorème de Carnot** :

L'efficacité d'une machine pompe à chaleur réversible est :

$$e_{\text{pac,rev}} = \frac{T_{\text{ch}}}{T_{\text{ch}} - T_{\text{fr}}}, \quad (26.10)$$

où T_{ch} est la température de la source chaude et T_{fr} la température de la source froide. C'est la valeur maximale de l'efficacité d'une pompe à chaleur fonctionnant avec ces sources.

Une pompe à chaleur fonctionnant sur un cycle irréversible a une efficacité plus faible que $e_{\text{pac,rev}}$.

D'après la formule (26.10), l'efficacité est plus grande quand les températures des deux sources sont plus proches. L'efficacité est aussi supérieure à 1 (alors que le rendement d'un moteur est inférieur à 1). C'est pour cela que la pompe à chaleur est intéressante : en utilisant le travail W on peut fournir à la source chaude un transfert thermique égal à $e_{\text{pac}}W$, plus grand que W . La différence est l'énergie fournie par la source froide.

b) Exemple

Une pompe à chaleur, utilisée pour chauffer une maison en hiver, travaille avec l'eau du circuit de chauffage pour source chaude et l'air à l'extérieur de la maison pour source froide. Ainsi, on chauffe la maison en refroidissant le jardin. L'efficacité e_{pac} diminue avec l'écart des températures des deux sources. C'est pourquoi il est préférable d'avoir un chauffage par le sol (eau à $T_{\text{ch}} = 35^\circ\text{C}$) plutôt que par radiateur (eau à $T_{\text{ch}} = 60^\circ\text{C}$). On trouve dans la notice d'une pompe à chaleur le coefficient d'efficacité, appelé COP dans ce contexte, correspondant à $T_{\text{ch}} = 35^\circ\text{C}$ et $T_{\text{fr}} = 7^\circ\text{C}$. Le COP varie entre 3 et 5. La pompe à chaleur est de classe A selon les normes européennes si son COP est supérieur à 3,65. La valeur maximale théorique correspondant aux températures précédentes est : $e_{\text{pac,rev}} = \frac{273 + 35}{35 - 7} = 11$. La différence entre $e_{\text{pac,rev}}$ et le COP réel est due au fait que la machine réelle n'est pas réversible, mais aussi à la consommation d'énergie pour des tâches annexes.

3 Étude de cycles théoriques réversibles

3.1 Cycle de Carnot pour un gaz parfait

On appelle **cycle de Carnot** un cycle ditherme réversible. Lorsque le système échange du transfert thermique avec la source chaude (respectivement froide), la condition de réversibilité thermique impose que la température du système soit égale à T_{ch} (respectivement T_{fr}). Ces échanges thermiques ne peuvent donc avoir lieu que lors de transformations isothermes. En dehors de ces transformations, le système ne doit pas échanger de transfert thermique donc il ne peut avoir que des transformations adiabatiques et réversibles. Le cycle de Carnot le plus simple est le suivant :

- une transformation isotherme à T_{ch} ;
- une transformation adiabatique et réversible (donc isentropique) dans laquelle la température passe de T_{ch} à T_{fr} ;
- une transformation isotherme à T_{fr} ;

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

- une transformation adiabatique et réversible (donc isentropique) dans laquelle la température passe de T_{fr} à T_{ch} , ramenant le système à l'état initial.

Dans ce paragraphe le système Σ sera un échantillon de gaz parfait de quantité de matière n . La figure 26.3 montre, dans un diagramme de Clapeyron, un cycle de Carnot $ABCD$ pour ce système :

- AB : détente isotherme à T_{ch} ;
- BC : détente adiabatique et réversible ;
- CD : compression isotherme à T_{fr} ;
- DA : compression adiabatique et réversible.

Le cycle est décrit dans le sens horaire et, comme il a été dit au chapitre 23, le gaz fournit du travail dans ce cas. Il s'agit donc du cycle d'un moteur ditherme.

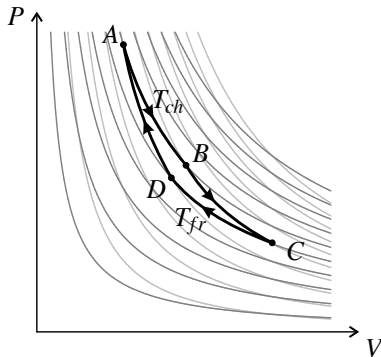


Figure 26.3 – Cycle de Carnot pour un échantillon de gaz parfait.

On va exprimer les transferts d'énergie Q_{ch} , Q_{fr} et W de Σ sur le cycle en fonction de la quantité de gaz n , et des caractéristiques du cycle :

les températures T_{ch}, T_{fr} , et le rapport des volumes $\alpha = \frac{V_B}{V_A}$.

Le transfert thermique Q_{ch} est échangé au cours de la transformation isotherme AB . D'après le premier principe $Q_{ch} = \Delta U_{AB} + \Delta E_{c,AB} - W_{AB}$. $\Delta U_{AB} = 0$ car la transformation est isotherme et l'énergie interne du gaz parfait ne dépend que de sa température (première loi de Joule) ; $\Delta E_c = 0$; le travail reçu par un gaz parfait dans une transformation isotherme est donné par la formule 23.7 page 803 : $W_{AB} = -nRT_{ch} \ln \left(\frac{V_B}{V_A} \right) = -nRT_{ch} \ln \alpha$. Ainsi :

$$Q_{ch} = nRT_{ch} \ln \alpha.$$

Le transfert thermique Q_{fr} est échangé au cours de la transformation isotherme CD . Le même raisonnement conduit à : $Q_{fr} = nRT_{fr} \ln \left(\frac{V_D}{V_C} \right)$. Or : $\frac{V_D}{V_C} = \frac{V_D}{V_A} \frac{V_A}{V_B} \frac{V_B}{V_C}$. Pour trouver $\frac{V_D}{V_A}$ et $\frac{V_B}{V_C}$ on peut appliquer la loi de Laplace aux transformations DA et BC qui sont adiabatiques et réversibles :

$$T_D V_D^{\gamma-1} = T_A V_A^{\gamma-1} \quad \text{d'où} \quad \frac{V_D}{V_A} = \left(\frac{T_A}{T_D} \right)^{\frac{1}{\gamma-1}} = \left(\frac{T_{ch}}{T_{fr}} \right)^{\frac{1}{\gamma-1}},$$

et de même :

$$\frac{V_B}{V_C} = \left(\frac{T_C}{T_B} \right)^{\frac{1}{\gamma-1}} = \left(\frac{T_{fr}}{T_{ch}} \right)^{\frac{1}{\gamma-1}}.$$

Ainsi : $\frac{V_D}{V_C} = \frac{1}{\alpha}$ et :

$$Q_{fr} = -nRT_{fr} \ln \alpha.$$

Au lieu de calculer directement le travail cédé par le système au cours du cycle : $W = W_{AB} + W_{BC} + W_{CD} + W_{DA}$, on peut le trouver en appliquant le premier principe au système sur le cycle :

$$W = -Q_{ch} - Q_{fr} = -nR(T_{ch} - T_{fr}) \ln \alpha.$$

Pour conclure on peut calculer le rendement de ce système en tant que moteur ditherme :

$$\rho_{\text{moteur}} = -\frac{W}{Q_{ch}} = \frac{T_{ch} - T_{fr}}{T_{ch}} = 1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}} = \rho_{\text{moteur,rev}}.$$

On retrouve, bien sûr, le rendement de Carnot.

Remarque

Le cycle étant réversible, il peut être aussi parcouru par le système Σ dans le sens $ADCB$. Tous les échanges énergétiques sont alors opposés à ceux que l'on vient de calculer et Σ est une machine frigorifique ou une pompe à chaleur.

3.2 Cycle de Carnot pour un système diphasé

Dans ce paragraphe le système Σ sera un échantillon de corps pur sous forme liquide et gaz. La figure 26.4 montre, dans un diagramme de Clapeyron, un cycle de Carnot $ABCD$ pour ce système :

- AB : transformation adiabatique et réversible ;
- BC : vaporisation partielle isotherme réversible à T_{fr} sous la pression $P_{\text{sat}}(T_{fr})$;
- CD : transformation adiabatique et réversible ;
- DA : liquéfaction totale isotherme réversible à T_{ch} sous la pression $P_{\text{sat}}(T_{ch})$.

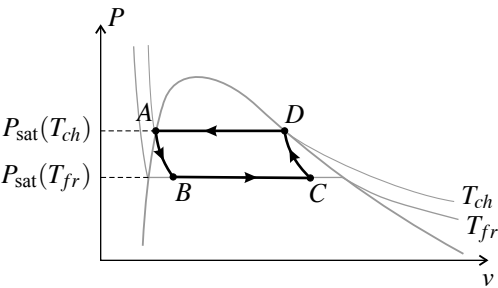


Figure 26.4 – Un cycle de Carnot pour un corps pur diphasé.

En A on a du liquide saturant seul et en D de la vapeur saturante sèche.

Le cycle est décrit dans le sens trigonométrique et, comme il a été dit au chapitre 23, dans ce cas le fluide reçoit du travail. Il s'agit donc du cycle d'une machine frigorifique ou d'une pompe à chaleur.

On va exprimer les transferts d'énergie Q_{ch} , Q_{fr} et W de Σ sur le cycle en fonction de la masse de fluide de gaz m , des températures T_{ch} , T_{fr} et de grandeurs caractéristiques du fluide (capacités thermiques massiques, enthalpie ou entropie de vaporisation).

On va commencer par déterminer les fractions massiques en gaz $x_{G,B}$ et $x_{G,C}$ aux points B et C . La transformation AB est adiabatique et réversible, donc isentropique. Ainsi :

$$S_A = S_B \quad \text{soit} \quad m s_L(T_{ch}) = m (s_L(T_{fr}) + x_{G,B} \Delta_{\text{vap}} s(T_{fr})),$$

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

en utilisant la formule (25.12) du chapitre 25, page 854. On en tire :

$$x_{G,B} = \frac{s_L(T_{ch}) - s_L(T_{fr})}{\Delta_{vap}s(T_{fr})} = \frac{c_L}{\Delta_{vap}s(T_{fr})} \ln \left(\frac{T_{ch}}{T_{fr}} \right),$$

en utilisant la formule (25.11), page 853, et en notant c_L la capacité thermique du liquide. De la même manière on obtient $x_{G,C}$ par l'équation :

$$S_C = S_D \quad \text{soit} \quad m(s_L(T_{fr}) + x_{G,C}\Delta_{vap}s(T_{fr})) = m(s_L(T_{ch}) + \Delta_{vap}s(T_{ch})),$$

$$\text{d'où : } x_{G,C} = \frac{c_L \ln \left(\frac{T_{ch}}{T_{fr}} \right) + \Delta_{vap}s(T_{ch})}{\Delta_{vap}s(T_{fr})}. \text{ Ainsi : } x_{G,C} - x_{G,B} = \frac{\Delta_{vap}s(T_{ch})}{\Delta_{vap}s(T_{fr})}.$$

Le fluide échange du transfert thermique avec la source froide au cours de la transformation isobare BC donc $Q_{fr} = Q_{BC} = \Delta H_{BC} = m(x_{G,C} - x_{G,B})\Delta_{vap}h(T_{fr})$, d'après la formule (24.18), page 828. Ainsi :

$$Q_{fr} = m\Delta_{vap}h(T_{fr}) \frac{\Delta_{vap}s(T_{ch})}{\Delta_{vap}s(T_{fr})} = m\Delta_{vap}h(T_{ch}) \frac{T_{fr}}{T_{ch}},$$

d'après la relation (25.15), page 855.

Le fluide échange du transfert thermique avec la source chaude au cours de la transformation isobare DA et de même $Q_{ch} = Q_{DA} = \Delta H_{DA}$ soit :

$$Q_{ch} = -m\Delta_{vap}h(T_{ch}).$$

On obtient le travail échangé par le fluide au cours du cycle en appliquant le premier principe :

$$W = -Q_{fr} - Q_{ch} = m\Delta_{vap}h(T_{ch}) \left(1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}} \right).$$

Pour conclure, on peut calculer l'efficacité de ce système en tant que machine frigorifique :

$$e_{frigo} = \frac{Q_{fr}}{W} = \frac{T_{fr}}{T_{ch} - T_{fr}}.$$

On retrouve bien l'efficacité de la machine réversible.

4 Étude de machines thermiques réelles

4.1 Moteur à explosion

Les moteurs à essence fonctionnent suivant un cycle théorique proposé par le physicien français Beau de Rochas en 1862. Le moteur fut réalisé par l'allemand Otto une quinzaine d'années plus tard. Ce moteur est appelé *moteur à explosion* car il est nécessaire de produire une étincelle à l'aide d'une bougie pour provoquer l'inflammation du mélange air-carburant.

On a représenté sur la figure 26.5 le cycle théorique et sur la figure 26.6 le cycle réel qui, comme on le voit, se rapproche du cycle théorique.

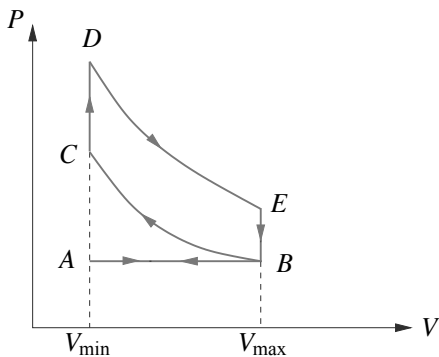


Figure 26.5 – Cycle théorique du moteur à quatre temps.

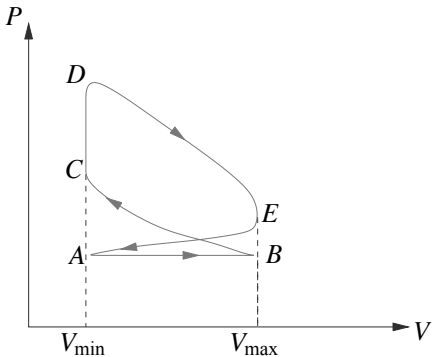


Figure 26.6 – Cycle réel du moteur à quatre temps.

En A le piston est en bout de course et le cylindre offre le volume minimal $V_{\min}$. L'évolution est la suivante :

- 1^{er} temps (AB) : admission, la soupape d'admission est ouverte, le piston descend en aspirant le mélange air-carburant jusqu'au volume $V_{\max}$;
- 2^e temps (BC) : le piston remonte et comprime le gaz adiabatiquement jusqu'en C ;
- 3^e temps (CDE) : l'étincelle est produite par la bougie provoquant la combustion ; la pression augmente très rapidement sans que le piston ait le temps de bouger (évolution isochore CD), puis les gaz brûlés sous forte pression repoussent le piston (évolution DE) et subissent une détente adiabatique avec production de travail ;
- 4^e temps (EBA) : la soupape d'échappement s'ouvre, provoquant une rapide baisse de pression isochore (EB), puis le piston remonte pour refouler les gaz brûlés (BA).

Les mouvements du piston sont représentés sur la figure 26.7.

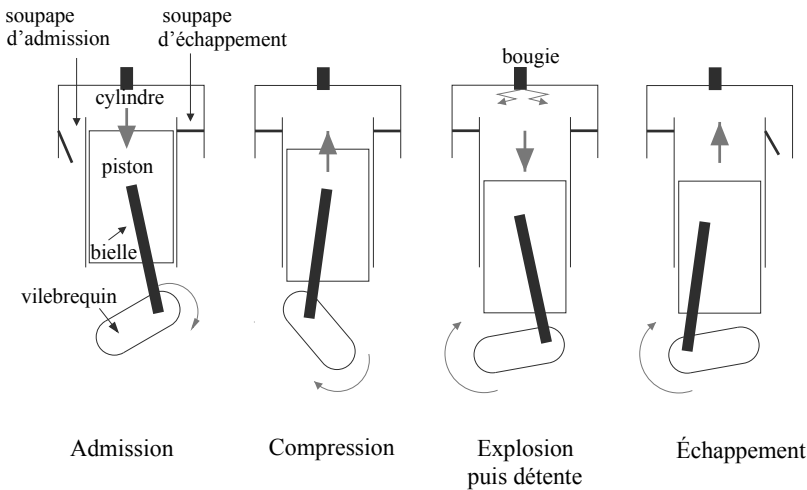


Figure 26.7 – Fonctionnement d'un moteur à 4 temps.

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

On s'aperçoit donc que, dans un moteur à quatre temps, le piston fait deux allers et retours pour décrire un cycle. Dans un moteur de voiture, les différents cylindres fonctionnent avec un décalage de manière à ce que le piston remonte dans certains cylindres quand il descend dans d'autres. Cela est dû au fait que les bielles des différents cylindres ne sont pas fixées toutes du même côté du vilebrequin.

Pour calculer le rendement du moteur on suppose le gaz parfait, de rapport des capacités thermiques γ indépendant de la température. On suppose de plus les transformations BC et DE adiabatiques et réversibles pour pouvoir appliquer la loi de Laplace. On note n la quantité de gaz contenue dans le système.

Le transfert thermique est échangé avec la source chaude lors de la transformation isochore CD donc :

$$Q_{ch} = Q_{CD} = \Delta U_{CD} = \frac{nR}{\gamma - 1}(T_D - T_C).$$

Le transfert thermique est échangé avec la source froide lors de la transformation isochore EB donc :

$$Q_{fr} = Q_{EB} = \Delta U_{EB} = \frac{nR}{\gamma - 1}(T_B - T_E).$$

D'autre part, d'après la loi de Laplace :

$$T_C = T_B \left(\frac{V_{\max}}{V_{\min}} \right)^{\gamma-1} \quad \text{et} \quad T_D = T_E \left(\frac{V_{\max}}{V_{\min}} \right)^{\gamma-1}.$$

On en déduit que : $Q_{ch} = -Q_{fr} \left(\frac{V_{\max}}{V_{\min}} \right)^{\gamma-1}$, puis en appliquant le premier principe au système sur le cycle :

$$W = -Q_{ch} - Q_{fr} = - \left(1 - \left(\frac{V_{\max}}{V_{\min}} \right)^{1-\gamma} \right) Q_{ch}.$$

Ainsi le rendement du moteur est :

$$\rho_{\text{moteur}} = -\frac{W}{Q_{ch}} = 1 - \left(\frac{V_{\max}}{V_{\min}} \right)^{1-\gamma}. \quad (26.11)$$

Il dépend du rapport $\frac{V_{\max}}{V_{\min}}$ qui est appelé *taux de compression*. Comme $1 - \gamma < 0$, l'expression précédente montre que ρ_{moteur} est d'autant plus grand que le taux de compression est important. Une valeur type du taux de compression est 10 et le rendement donné par la formule (26.11) (avec $\gamma = 1,4$) est 0,60. Les carburants sont conçus de manière à supporter un fort taux de compression sans exploser avant l'étincelle de la bougie.

4.2 Machine frigorifique

a) Principe de fonctionnement

Les systèmes frigorifiques et les pompes à chaleur sont en général des systèmes à condensation dont le principe est représenté sur la figure 26.8. Un fluide, dit *frigorigène* ou *caloporteur* suivant l'utilisation, suit un circuit comportant :

- un compresseur C dans lequel il reçoit du travail et n'a pas d'échange thermique (dans le compresseur la température du fluide augmente) ;
- un condenseur dans lequel il est en contact avec la source chaude à laquelle il cède du transfert thermique ;
- un détendeur D dans lequel il ne reçoit ni travail, ni transfert thermique (dans le détendeur la température du fluide diminue) ;
- un évaporateur dans lequel il est en contact avec la source froide de laquelle il reçoit du transfert thermique.

Les transformations du fluide dans le condenseur et l'évaporateur sont isothermes, l'énergie perdue ou gagnée par le fluide correspondant à un changement d'état.

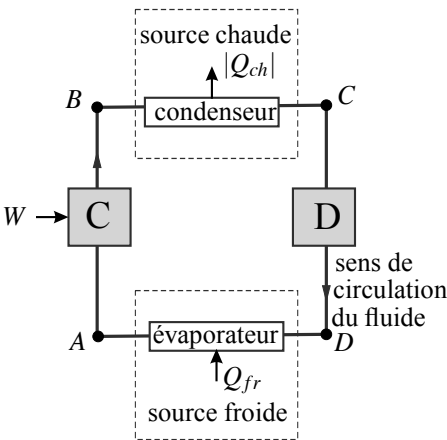


Figure 26.8 – Schéma d'un système à condensation.

b) Premier principe pour un fluide en écoulement

Le système thermodynamique fermé auquel on peut appliquer les équations du paragraphe 2 est le système constitué par la totalité du fluide contenu dans le circuit.

Pour obtenir une relation faisant apparaître les échanges énergétiques dans l'un des éléments du circuit (compresseur, condenseur, détendeur ou évaporateur), il faut appliquer le premier principe pour un fluide en écoulement dont la démonstration est donnée ci-après.

On considère, de manière générale, un fluide en écoulement lent, passant dans un élément actif à l'intérieur duquel il peut échanger du travail et/ou du transfert thermique. Entre l'entrée et la sortie de cet élément, les grandeurs thermodynamiques massiques du fluide, enthalpie massique h , énergie interne massique u , volume massique v changent. On note ces grandeurs

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

à l'entrée avec un e en indice, et à la sortie avec un s en indice. On note aussi P_e et P_s les pressions à l'entrée et à la sortie.

Soit w et q le travail et le transfert thermique reçus par l'unité de masse de fluide qui traverse l'élément actif. Le travail w est échangé par le fluide avec des pièces mobiles, à l'intérieur de l'élément actif.

On considère un système Σ **fermé** représenté sur la figure 26.9. Dans l'état initial, Σ contient une masse m de fluide située devant l'entrée de l'élément actif ainsi que le fluide qui remplit l'élément actif. Dans l'état final, Σ contient la même masse m de fluide à la sortie de l'élément actif et le fluide qui remplit l'élément actif.

On suppose l'écoulement **permanent** : l'état du fluide en un point donné de la canalisation est le même à chaque instant (même si, à deux instant différents, ce n'est pas le même fluide puisqu'il s'écoule). Ainsi, dans Σ à l'état final, le fluide qui est à l'intérieur de l'élément actif a exactement les mêmes propriétés que celui qui se trouve au même endroit, dans Σ à l'état initial.

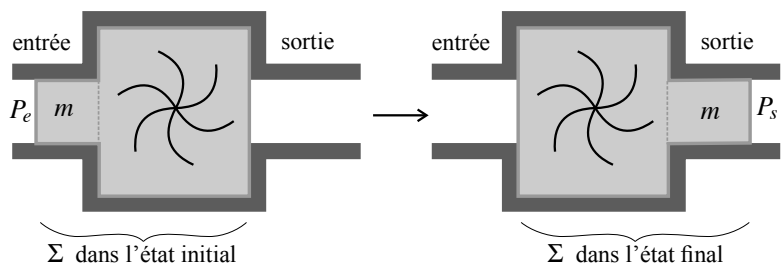


Figure 26.9 – Démonstration du premier principe pour un fluide en écoulement stationnaire.

Quelle est la variation d'énergie interne de Σ entre l'état initial et l'état final ? La différence provient de la masse m de fluide qui, dans l'état initial, a une énergie interne massique u_e et, dans l'état final, a une énergie interne massique u_s , donc :

$$\Delta U = mu_s - mu_e.$$

Pour simplifier, on fait l'hypothèse que le fluide s'écoule lentement et que la variation d'énergie cinétique est négligeable devant la variation d'énergie interne précédente. On fait donc l'approximation :

$$\Delta E_c \simeq 0.$$

Au cours de sa transformation le système Σ reçoit un travail de la part des forces de pression, qui le poussent à l'entrée et le repoussent à la sortie. Ce travail a été calculé au chapitre 23. On adapte la formule (23.3), page 799 : le volume balayé à l'entrée est mv_e , volume occupé par la masse m à l'entrée, et le volume balayé à la sortie est mv_s (voir figure 26.9). Ainsi :

$$W_{\text{pression}} = P_e(mv_e) - P_s(mv_s).$$

Ce travail n'est pas le seul reçu par Σ et ce n'est pas non plus le plus intéressant, car il s'agit d'un travail de forces internes au fluide. Σ reçoit dans l'élément actif un travail appelé **travail utile** donné par :

$$W_u = mw_u.$$

Il reçoit aussi un transfert thermique :

$$Q = mq.$$

Ainsi, le premier principe pour Σ , entre l'état initial et l'état final considérés, s'écrit :

$$\Delta U + \Delta E_c = W_{\text{pression}} + W_u + Q \quad \text{soit} \quad mu_s - mu_e = P_e(mv_e) - P_s(mv_s) + mw_u + mq,$$

soit encore, en simplifiant par m et en regroupant les termes :

$$(u_s + P_s v_s) - (u_e + P_e v_e) = w_u + q.$$

Il apparaît dans cette formule la variation d'enthalpie massique du fluide entre l'entrée et la sortie :

$$\Delta h = h_s - h_e = (u_s + P_s v_s) - (u_e + P_e v_e).$$

Pour un fluide en **écoulement stationnaire**, traversant un élément actif à l'intérieur duquel il reçoit, de parties mobiles, un travail massique w_u , et dans lequel il reçoit le transfert thermique massique q , le **premier principe** s'écrit, en négligeant la variation d'énergie cinétique :

$$\Delta h = w_u + q, \tag{26.12}$$

où Δh est la variation d'enthalpie massique entre l'entrée et la sortie de l'élément actif.



L'intérêt de cette formulation du premier principe est qu'elle ne fait pas intervenir le travail des forces de pression, travail interne au fluide, mais uniquement le travail utile, travail échangé par le fluide avec les parties mobiles de l'élément actif.

Ce résultat général s'applique à chacun des quatre éléments de la machine :

- pour le compresseur, dans lequel le fluide reçoit des pièces mobiles le travail massique w_{comp} et ne reçoit aucun transfert thermique :

$$\Delta h_{AB} = h_B - h_A = w_{\text{comp}} ;$$

- pour le condenseur, dans lequel il n'y a pas de pièces mobiles et dans lequel le fluide reçoit le transfert thermique massique $q_{ch} < 0$ de la source chaude (donc lui cède le transfert thermique $-q_{ch} > 0$) :

$$\Delta h_{BC} = h_C - h_B = q_{ch} ;$$

- pour le détendeur dans lequel il n'y a pas de pièces mobiles et dans lequel le fluide ne reçoit aucun transfert thermique :

$$\Delta h_{CD} = h_D - h_C = 0 \quad \text{soit} \quad h_C = h_D ;$$

- pour l'évaporateur dans lequel il n'y a pas de pièces mobiles et dans lequel le fluide reçoit le transfert thermique massique q_{fr} de la source froide :

$$\Delta h_{DA} = h_A - h_D = q_{fr}.$$

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

L'efficacité de la machine est, suivant sa fonction :

$$e_{\text{frigo}} = \frac{q_{fr}}{w_{\text{comp}}} = \frac{h_A - h_D}{h_B - h_A} \quad \text{ou} \quad e_{\text{pac}} = -\frac{q_{ch}}{w_{\text{comp}}} = \frac{h_B - h_C}{h_B - h_A}. \quad (26.13)$$

Remarque

Pour le système Σ comprenant la totalité du fluide contenu dans le circuit, de masse m_Σ , les échanges énergétiques sur un cycle (c'est-à-dire le circuit complet) sont :

$$W = m_\Sigma w_{\text{comp}}, \quad Q_{ch} = m_\Sigma q_{ch} \quad \text{et} \quad Q_{fr} = m_\Sigma q_{fr}.$$

Les expressions des efficacités ci-dessus sont bien compatibles avec (26.6) et (26.8).

c) Diagramme des frigoristes

Pour étudier ces machines on utilise habituellement un diagramme appelé **diagramme des frigoristes**. Dans ce diagramme, on porte la pression P en ordonnée et l'enthalpie massique h en abscisse pour le fluide utilisé. C'est, dans le principe, un diagramme (P, h) . Cependant, pour couvrir une plus large gamme de pressions, l'échelle des pressions est logarithmique : c'est, dans la pratique, un diagramme $(\log P, h)$.

Ce diagramme, comme le diagramme Clapeyron, comporte une zone d'équilibre liquide-vapeur qui est délimitée par la courbe de saturation, à droite il y a la zone du gaz et à gauche la zone du liquide (voir figure 26.10). Le sommet de la courbe de saturation est le point critique.

Sur le diagramme $(\log P, h)$ on trace des réseaux de courbes sur lesquelles les différentes grandeurs thermodynamiques intensives du fluide sont constantes :

- isothermes,
- isobares,
- isochores (volume massique v constant),
- isenthalpes (enthalpie massique h constante),
- isentropes (entropie massique s constante),
- isotitres (titre en vapeur x_V constant).

Les **isobares** sont des droites horizontales, les **isenthalpes** sont des droites verticales (voir figure 26.10 par exemple). Noter que les isobares ne sont pas équidistantes à cause de l'échelle logarithmique.

Les **isothermes** ont une forme plus compliquée (voir figure 26.11) :

- Dans la zone d'équilibre liquide-vapeur, si la température T est constante la pression l'est aussi, puisque $P = P_{L-G}(T)$, donc chaque isotherme a un palier horizontal. La largeur de ce palier est égale à l'enthalpie massique de vaporisation $\Delta_{\text{vap}} h(T)$ du fluide. Pour ne pas surcharger le diagramme, il est d'usage de ne dessiner que les extrémités des paliers sur la courbe de saturation.
- Dans la zone du liquide les isothermes sont quasiment des droites verticales : pour une phase condensée l'enthalpie ne dépend pratiquement que de T , donc si T est constante, h est constante aussi. Pour la même raison de clarté on ne représente que le départ de cette droite verticale sur la courbe d'ébullition.
- Dans la zone de la vapeur, les isothermes sont courbées. Toutefois, aux basses pressions,

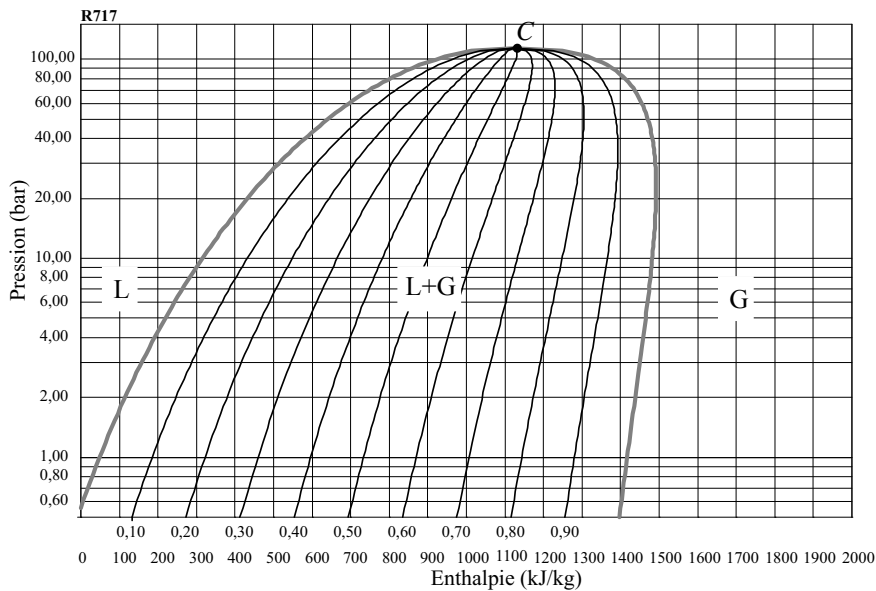


Figure 26.10 – Diagramme des frigorisites pour l'ammoniac (fluide frigorigère R717) : isobares (horizontales), isenthalpes (verticales), courbe de saturation (en gris) et réseau d'isotitres (en noir).

elles ressemblent à des droites verticales car, pour les basses pressions, la vapeur est assimilable à un gaz parfait dont l'enthalpie ne dépend que de la température.

Les courbes **isotitres** n'existent que dans la zone d'équilibre liquide-vapeur. Elles partent du point critique, au sommet de la courbe de saturation, et vont jusqu'à l'axe des abscisses (voir figure 26.10).

Les **isentropes** n'ont pas de rupture de pente à la frontière du domaine d'équilibre liquide-vapeur. Dans la zone du liquide, ce sont pratiquement des droites verticales (voir figure 26.12) parce que, dans le modèle du liquide incompressible et indilatable, l'entropie ne dépend que de la température, donc si s est constante, T l'est aussi et donc h l'est aussi. Cette portion verticale n'est pas toujours représentée.

Les **isochores** sont très peu utilisées en pratique.

Sur chaque courbe on peut lire la valeur de la grandeur thermodynamique qui lui est associée. Si l'on connaît deux des grandeurs thermodynamiques intensives ci-dessus on place facilement le point représentant l'état du fluide sur le diagramme (il faut le plus souvent interpoler entre deux courbes) et on peut lire les valeurs des autres grandeurs. Le diagramme est donc une véritable table de données thermodynamiques concernant le fluide.

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

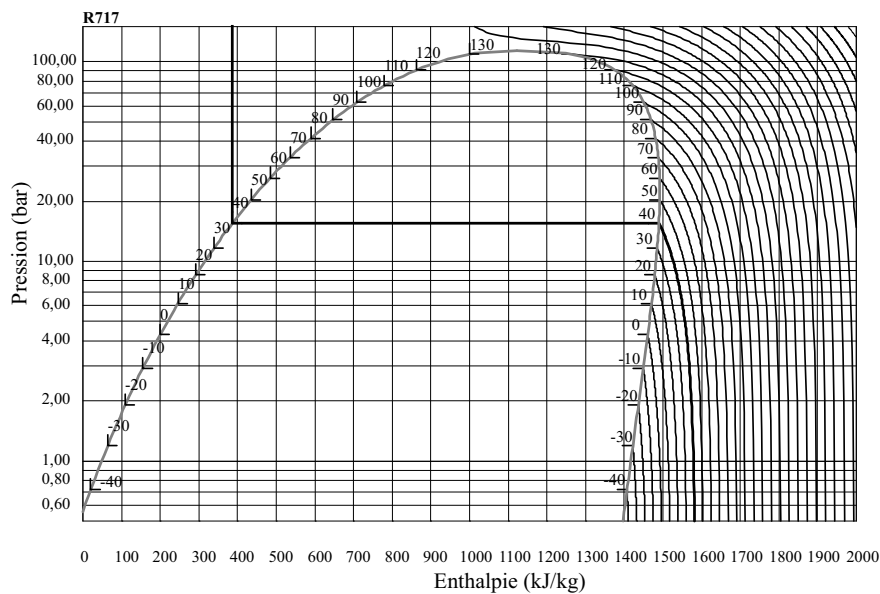


Figure 26.11 – Diagramme des frigoris pour l'ammoniac : réseau d'isothermes. Les parties horizontales ou verticales des isothermes ne sont pas représentées par le logiciel. On a complété l'isotherme $T = 40^{\circ}\text{C}$.

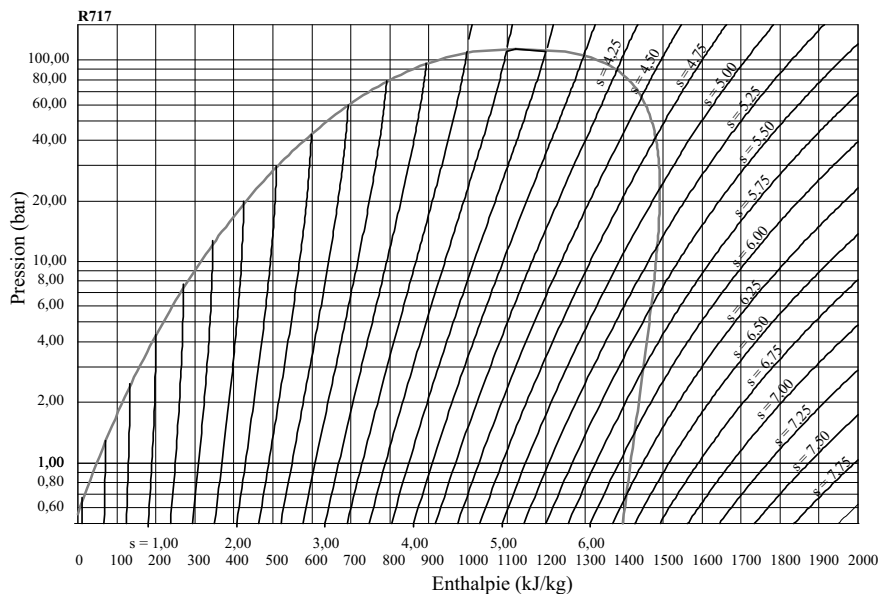


Figure 26.12 – Diagramme des frigoris pour l'ammoniac : réseau d'isentropes. La valeur indiquée sur chaque isentrope est en $\text{kJ}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$. Les parties verticales des isentropes ne sont pas représentées.

d) Étude du cycle dans le diagramme (P, h)

Le diagramme est un outil puissant pour calculer les performance du cycle. On place sur le diagramme les points A, B, C et D représentant les états successifs du fluide, puis on lit leur abscisses h_A, h_B, h_C et h_D pour calculer le rendement.

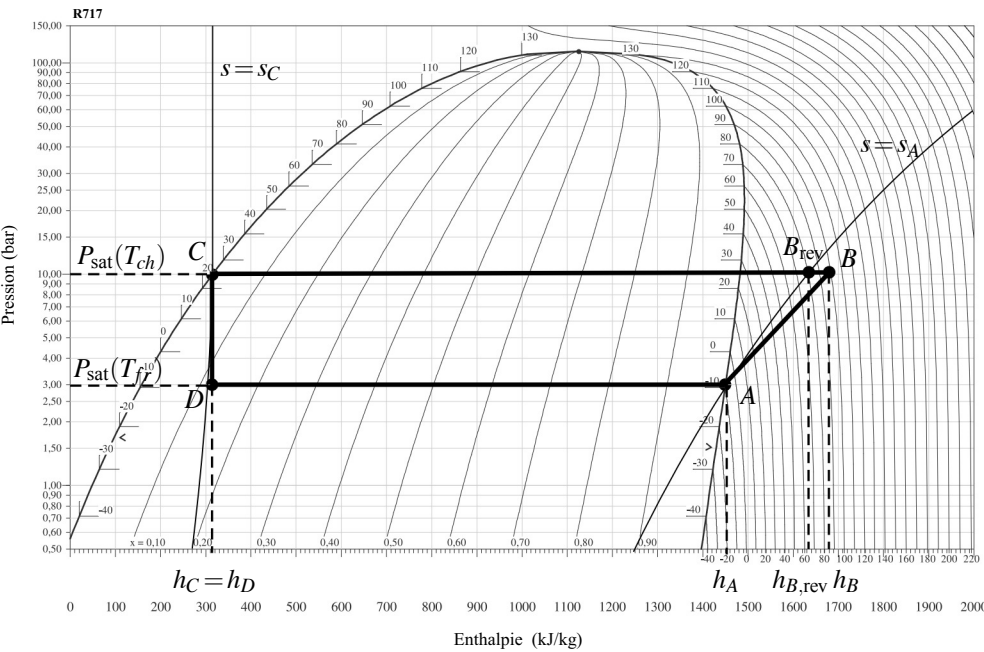


Figure 26.13 – Cycle d'une machine frigorifique : $T_{ch} = 298\text{ K}$, $T_{fr} = 263\text{ K}$.

Le cycle représenté sur la figure 26.13 est le cycle d'une machine réelle destinée à produire du froid. En A on a de la vapeur sèche et en C du liquide juste saturant. On lit sur le diagramme, $h_A = 1452 \pm 2\text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$, $h_B = 1680 \pm 2\text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$, $h_C = h_D = 313 \pm 2\text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$. On en déduit l'efficacité :

$$e_{\text{frigo}} = \frac{1452 - 313}{1680 - 1452} = 5,00 \pm 0,09.$$

L'efficacité d'une machine frigorifique réversible travaillant entre les mêmes températures serait :

$$e_{\text{frigo,rev}} = \frac{T_{fr}}{T_{ch} - T_{fr}} = \frac{263}{298 - 263} = 7,51.$$

L'efficacité réelle est plus petite, signe que le cycle n'est pas réversible. Ceci se voit d'ailleurs sur le diagramme : la compression AB est adiabatique, si elle était réversible B serait sur l'isentrope passant par A, ce qui n'est pas le cas. Sur la figure 26.13, B est à droite de l'isentrope $s = s_A$ ce qui montre que $s_B > s_A$. Si cette transformation était réversible elle aboutirait

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

au point B_{rev} avec $h_{B,\text{rev}} = 1635 \pm 2 \text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$ et l'efficacité de la machine serait :

$$e'_{\text{frigo}} = \frac{1452 - 313}{1635 - 1452} = 6,55 \pm 0,15,$$

valeur supérieure à l'efficacité réelle parce les irréversibilités font baisser l'efficacité. Cependant e'_{frigo} est encore inférieure à $e_{\text{frigo,rev}}$, ce qui provient du fait que la détente isenthalpique CD est, elle aussi, irréversible. En effet c'est une détente adiabatique et $s_D > s_C$, puisque D est à droite de l'isentrope $s = s_C$.

L'irréversibilité de la compression AB est une irréversibilité mécanique. L'irréversibilité de la détente CD est due aux frottements internes au fluide.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- sens des échanges d'énergie d'une machine thermique ditherme suivant son mode de fonctionnement
- définition du rendement ou de l'efficacité d'une machine thermique ditherme selon son rôle
- le rendement est maximum pour une machine réversible
- expression du rendement ou de l'efficacité d'une machine ditherme réversible dans les trois cas
- ordre de grandeur du rendement ou de l'efficacité d'une machine réelle
- premier principe dans un écoulement stationnaire

SAVOIR-FAIRE

- écrire les deux principes pour une machine ditherme sur un cycle
- établir l'expression du rendement dans le cas réversible
- analyser un dispositif concret et le modéliser par une machine cyclique ditherme.
- utiliser le premier principe dans un écoulement stationnaire
- utiliser un diagramme ($\log P, h$)

MOTS-CLÉS

- moteur thermique
- machine frigorifique
- pompe à chaleur
- cycle ditherme
- rendement, efficacité
- rendement de Carnot
- diagramme des frigoristes

S'ENTRAÎNER

26.1 Moteur réel (★)

Un moteur réel fonctionnant entre deux sources de chaleur, l'une à $T_{fr} = 400\text{ K}$, l'autre à $T_{ch} = 650\text{ K}$, produit 500 J par cycle, pour 1500 J de transfert thermique fourni.

- 1. Comparer son rendement à celui d'une machine de Carnot fonctionnant entre les deux mêmes sources.
- 2. Calculer l'entropie créée par cycle, notée $S_{crée}$.
- 3. Montrer que la différence entre le travail fourni par la machine de Carnot et la machine réelle est égale à $T_{fr}S_{crée}$, pour une dépense identique.

26.2 Perte de performance d'un congélateur (★)

Un congélateur neuf a un coefficient d'efficacité $e = 2,0$. Un appareil dans lequel on a laissé s'accumuler une couche de glace a une efficacité réduite. On suppose que l'effet de la couche de glace est de multiplier par 2 l'entropie créée pour un même transfert thermique pris à la source froide. L'intérieur du congélateur est à -20°C et la pièce dans laquelle il se trouve à 19°C .

- 1. Calculer numériquement α , rapport entre l'efficacité du congélateur neuf et l'efficacité d'une machine réversible fonctionnant avec les mêmes sources.
- 2. Montrer que ce rapport devient, pour le réfrigérateur usagé : $\alpha' = \frac{\alpha}{2 - \alpha}$. Calculer α' et l'efficacité réduite e' .

26.3 Pompe à chaleur avec source de température variable (★)

Une pompe à chaleur fonctionne avec pour source froide l'eau d'un lac à température constante $T_{fr} = 273,15\text{ K} + \theta_{fr}$ avec $\theta_{fr} = 5^\circ\text{C}$. La pompe est utilisée pour faire passer une maison de capacité thermique C de la température $T_1 > T_{fr}$ à la température $T_2 > T_1$. On suppose la maison parfaitement isolée thermiquement et on note T sa température.

- 1. Le temps caractéristique de variation de T est très grand devant la durée d'un cycle de la pompe à chaleur. Dans ce cas, les principes de la thermodynamique, pour la machine sur un cycle, s'écrivent comme si T était constante. On appelle W_{cycle} le travail consommé sur un cycle et ΔT la petite variation de T entre le début et la fin du cycle. Montrer que : $W_{cycle} \geq C\Delta T f(T, T_{fr})$, où $f(T, T_{fr})$ est une fonction que l'on précisera.
- 2. On admet que le travail consommé par la pompe à chaleur pour faire passer T de T_1 à $T_2 > T_1$, vérifie $W \geq W_{min} = C \int_{T_1}^{T_2} f(T, T_{fr})dT$. Exprimer W_{min} . Cette valeur minimale peut-elle être atteinte ?
- 3. Définir l'efficacité de la pompe à chaleur sur l'opération de chauffage de T_1 à T_2 . Exprimer sa valeur maximale et la calculer numériquement pour $\theta_1 = 10^\circ\text{C}$ et $\theta_2 = 20^\circ\text{C}$.

APPROFONDIR

26.4 Pompe à chaleur avec un gaz parfait (★)

Une pompe à chaleur effectue le cycle de Joule inversé suivant. L'air pris dans l'état A de température T_0 et de pression P_0 est comprimé suivant une adiabatique quasistatique jusqu'au point B où il atteint la pression P_1 . L'air est ensuite refroidi à pression constante et atteint la température finale de la source chaude T_1 correspondant à l'état C . L'air est encore refroidi dans une turbine suivant une détente adiabatique quasistatique pour atteindre l'état D de pression P_0 . Il se réchauffe enfin à pression constante au contact de la source froide et retrouve son état initial.

L'air est considéré comme un gaz parfait de rapport des capacités thermiques $\gamma = 1,4$ indépendant de la température. On pose $\beta = 1 - \frac{1}{\gamma}$ et $a = \frac{P_1}{P_0}$.

On prendra $T_0 = 283 \text{ K}$, $T_1 = 298 \text{ K}$, $a = 5$ et $R = 8,31 \text{ J.K}^{-1}.\text{mol}^{-1}$.

1. Représenter le cycle parcouru par le gaz dans un diagramme (P, V) .
2. Rappeler les conditions nécessaires pour assurer la validité des formules de Laplace. Donner la formule de Laplace relative à la pression et à la température.
3. En déduire l'expression des températures T_B et T_D des états B et D en fonction de T_0 , T_1 , a et β . Préciser leurs valeurs numériques.
4. Exprimer l'efficacité e de la pompe à chaleur en fonction des transferts thermiques.
5. En déduire l'expression de e en fonction de a et β . Donner sa valeur numérique.
6. Quelles doivent être les transformations du gaz si on fait fonctionner la pompe à chaleur suivant un cycle de Carnot réversible entre les températures T_0 et T_1 ?
7. Établir l'expression de son efficacité e_C . Donner sa valeur numérique.
8. Comparer e et e_C . Proposer une explication à ce résultat.
9. Déterminer l'expression de l'entropie créée $S_{\text{créée}}$ pour une mole d'air au cours du cycle de Joule en fonction de R , β et $x = a^\beta \frac{T_0}{T_1}$.
10. Étudier le signe de $S_{\text{créée}}$ en fonction de x . Était-ce prévisible ?
11. Calculer sa valeur ici.
12. Sachant qu'en régime permanent, les fuites thermiques s'élèvent à $\dot{Q}_f = 20 \text{ kW}$, calculer la puissance du couple compresseur - turbine qui permet de maintenir la température de la maison constante.

26.5 Optimisation du chauffage d'un local (★)

On souhaite maintenir la température d'un local à $\theta_1 = 20^\circ\text{C}$ alors que la température extérieure est $\theta_2 = -2^\circ\text{C}$. L'énergie thermique nécessaire est de 32 MJ par heure. Par un système de chauffage central, on brûle a litres de fuel par jour (a est de l'ordre de 25 litres, sa valeur exacte n'intervient pas dans l'exercice).

1. On utilise une pompe à chaleur fonctionnant réversiblement entre le local et l'extérieur, le fuel servant à faire fonctionner le moteur de cette pompe, comme nous le décrit la question 2.

Calculer l'efficacité de la pompe à chaleur. En déduire la puissance consommée par le moteur de cette pompe.

2. Deux conseillers proposent chacun un dispositif qu'ils déclarent thermodynamiquement plus avantageux que le chauffage central :

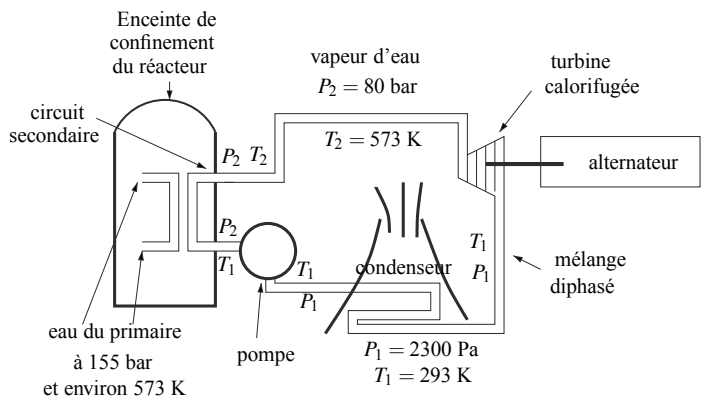
- *dispositif du conseiller n°1* : les a litres de fuel sont brûlés, l'énergie thermique Q récupérée permet d'assurer la vaporisation de l'eau d'une chaudière auxiliaire à la température $\theta_3 = 210^\circ\text{C}$ qui sert de source chaude à un moteur ditherme réversible dont la source froide est le local, le travail fourni servant à faire fonctionner la pompe à chaleur étudiée à la question 1 ;
- *dispositif du conseiller n°2* : le principe est le même mais la chaudière auxiliaire est à la température $\theta_4 = 260^\circ\text{C}$ et le moteur fonctionne entre cette chaudière et l'air extérieur.

Dans les deux cas, on suppose que toute l'énergie thermique Q obtenue par combustion du fuel est fournie par la chaudière auxiliaire au fluide du moteur.

- a. Dans les deux cas, calculer la durée Δt (en jours) pendant lequel le chauffage sera assuré avec les a litres de fuel.
- b. Lequel de ces deux systèmes est le plus économique ? Le système le plus économique tire-t-il son avantage de la température à laquelle fonctionne la chaudière auxiliaire ou cet avantage se maintient-il pour $\theta_3 = \theta_4$? Expliquer.
- c. La durée de chauffage, pour une quantité de fuel donnée, augmentant avec la température de la chaudière auxiliaire, un troisième conseiller prétend qu'il pourra, en utilisant le même dispositif, augmenter la durée de chauffage. A-t-il tort ou raison ? Pourquoi ?

26.6 Étude de la turbine d'un réacteur à eau pressurisée (REP) (★)

Le parc de production nucléaire français est composé de centrales de la filière REP :



On étudie l'eau circulant en circuit fermé dans le circuit secondaire. On propose de modéliser son évolution au prix de quelques approximations par le cycle suivant :

- État A : l'eau qui sort du condenseur est liquide sous la pression P_1 et à la température T_1 .
- Évolution AB : elle subit dans la pompe une compression durant laquelle sa température ne varie pratiquement pas. On négligera les échanges thermiques lors de cette compression qui l'amène dans l'état B sous la pression P_2 et à la température T_1 .

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

- Évolution BD : elle passe ensuite dans un échangeur qui permet les transferts thermiques entre le circuit primaire et le circuit secondaire. On peut décomposer en deux transformations ce qui se passe alors :
 - l'eau liquide s'échauffe de manière isobare (sous la pression P_2), jusqu'à l'état C (pression P_2 , température T_2) ;
 - l'eau liquide se vaporise entièrement, jusqu'à l'état D sous la pression P_2 et à la température T_2 .
- Évolution DE : la vapeur d'eau se détend de manière réversible dans une turbine calorifugée jusqu'à la pression P_1 et la température T_1 (état E). Durant cette détente, une fraction $(1 - x)$ de l'eau redevient liquide, et x reste gazeuse : x est donc le titre en vapeur dans l'état E .
- Évolution EA : la vapeur restant se condense à la température T_1 .

L'écoulement est stationnaire.

Dans le tableau suivant, on donne pour l'eau à 293 K et à 573 K : la pression de vapeur saturante P_{sat} en bar, les volumes massiques v_L du liquide et v_G de la vapeur en $\text{m}^3 \cdot \text{kg}^{-1}$, les enthalpies massiques h_L du liquide et h_G de la vapeur en $\text{kJ} \cdot \text{kg}^{-1}$ et enfin les entropies massiques s_L du liquide et s_G de la vapeur en $\text{kJ} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$.

$T(\text{K})$	P_{sat}	v_L	v_G	h_L	h_G	s_L	s_G
293	0,023 (P_1)			85	2540	0,3	8,7
573	80 (P_2)	$1,31 \cdot 10^{-3}$	0,026	1290	2890		6,0

La masse molaire de l'eau est $M = 18 \text{ g} \cdot \text{mol}^{-1}$. On rappelle la valeur de la constante des gaz parfaits : $R = 8,314 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{mol}^{-1}$.

1. a. Quelle est la variation d'entropie d'un corps pur et sa variation d'enthalpie lors d'une vaporisation totale ?
b. Calculer l'entropie massique de l'eau liquide, $s_L(573)$, à la température de 573 K et sous une pression de 80 bar.
c. Sachant que la vapeur d'eau sous une pression de 0,023 bar et à la température de 293 K peut être considérée comme un gaz parfait, calculer son volume massique $v_G(293)$.
2. Tracer le cycle de l'eau sur un diagramme de Clapeyron (P, v) en plaçant les points correspondant aux états A, B, C, D et E .
3. a. Démontrer que la transformation DE est isentropique.
b. Calculer le titre en vapeur dans l'état E .
4. On notera w_a le travail reçu par l'alternateur par unité de masse du fluide passant dans la turbine (on négligera tout frottement). Calculer la valeur numérique de w_a .
5. a. Pour l'eau liquide, la capacité thermique massique est $c = 4,2 \text{ kJ} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$. Calculer le transfert thermique (par unité de masse de fluide écoulé) du système avec l'échangeur du circuit primaire q_{BD} .
b. On définit le rendement $\rho = \frac{w_a}{q_{BD}}$. Le calculer. Que néglige-t-on dans cette définition ?
c. Calculer le rendement maximal qu'on aurait pu avoir avec les mêmes sources. Quelle conclusion peut-on en tirer ?

26.7 Moteur Diesel (★★)

Dans l'étude théorique du moteur Diesel, on suppose que le fonctionnement est décrit par le cycle de Diesel dans lequel la combustion est supposée s'effectuer à pression constante. Dans les moteurs actuels et notamment dans ceux dits rapides, on a cherché à réaliser une combustion procédant sous deux régimes : la combustion commence à volume constant et se termine à pression constante. Le cycle est alors modélisé par une compression adiabatique réversible AB , un échauffement isochore BC , un échauffement isobare CD , une détente adiabatique réversible DE et un refroidissement isochore EA .

L'objet de ce problème est d'étudier un tel moteur. On considère un moteur Diesel à six cylindres fonctionnant suivant le cycle mixte à quatre temps. Le moteur à quatre temps effectue un cycle tous les deux tours. Il présente un rapport de compression volumétrique $a = \frac{V_A}{V_B} = 15$ et une cylindrée $\mathcal{C} = V_A - V_B = 3 \text{ L}$. V_A est le volume maximal d'air aspiré, V_B le volume disponible dans le cylindre au moment où commence l'injection du combustible, V_D le volume quand la combustion se termine. On note $c = \frac{V_D}{V_B}$ le rapport d'injection. On désigne par P_A la pression de l'air à l'aspiration, P_B celle au moment où commence l'injection du combustible et P_C la pression maximale atteinte dans le cylindre. On suppose que le cycle est décrit de manière quasistatique.

On admet que le gaz constitué essentiellement d'air est assimilable à un gaz parfait et que la masse de carburant est négligeable devant celle de l'air pour un cycle. On raisonnera sur un cycle fictif fermé sans se préoccuper des étapes consistant à évacuer les gaz issus de la combustion (échappement) pour les remplacer par de l'air frais (admission) qu'on modélisera par l'évolution isochore EA .

On note c_V et $c_P = 1,02 \text{ kJ.kg}^{-1}.\text{K}^{-1}$ les capacités thermiques massiques respectivement à volume et à pression constants, on admet qu'ils sont constants. Enfin $\gamma = \frac{c_P}{c_V} = 1,39$ et m désigne la masse d'air aspirée par cycle et par cylindre.

1. Représenter le cycle $ABCDEA$ dans un diagramme (P, V) . Vérifier graphiquement qu'il s'agit d'un cycle moteur.
2. Exprimer les transferts thermiques lors des transformations BC , CD et EA en fonction des températures, de m et de c_V et γ .
3. Justifier qu'on définit le rendement par $r_{th} = -\frac{W}{Q_{BC} + Q_{CD}}$.
4. Donner son expression en fonction des températures et de γ .
5. Exprimer les températures T_B , T_C , T_D et T_E en fonction de T_A , a , c , $d = \frac{P_D}{P_B}$ et γ .
6. En déduire l'expression du rendement en fonction de a , c , d et γ .
7. La combustion d'une masse m' de carburant produit un transfert thermique $\eta m'$ où $\eta = 42,2 \text{ MJ.kg}^{-1}$ désigne le pouvoir calorifique dont l'unité est J.kg^{-1} . On admet qu'il s'agit d'une constante indépendante des conditions durant la combustion. La masse de combustible pulvérisé dans un cylindre à chaque cycle est égale à αm avec $\alpha = 0,040$. Au début de la compression, la température est $T_A = 338 \text{ K}$ et la pression P_A . On désigne par μ la masse totale de combustible injectée par cycle et par cylindre et par μ_V celle qui brûle à vo-

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

lume constant. Le cycle est caractérisé par $k_V = 100 \frac{\mu_V}{\mu}$. On note $M_{air} = 29 \text{ g.mol}^{-1}$ la masse molaire de l'air.

Exprimer la masse d'air contenue dans le cylindre m en fonction de $a, \mathcal{C}, P_A, T_A, R$ et M_{air} .

8. Exprimer Q_{BC} en fonction de k_V, η, m et α .

9. En comparant les deux expressions obtenues pour Q_{BC} , établir l'expression de T_C et P_C en fonction de $T_A, P_A, a, \gamma, k_V, \eta, \alpha$ et c_V .

10. Exprimer Q_{CD} en fonction de k_V, η, m et α .

11. En déduire l'expression de T_D en fonction de $T_A, a, \gamma, k_V, \eta, \alpha$ et c_V .

12. Quelle valeur doit-on donner à k_V pour que la pression maximale dans le cylindre ne dépasse pas $P_{\max} = 65$ bars sachant que $P_A = 1,0$ bar ?

13. Si k_V prend cette valeur, déterminer les valeurs de $V_A, V_B, T_B, T_C, T_D, c, d, T_E$ et b .

14. Déterminer la valeur du rendement théorique.

15. Calculer la puissance du moteur sachant qu'il tourne à 2300 tours par minute.

16. La puissance réelle est-elle inférieure ou supérieure à cette valeur théorique ? Justifier votre réponse.

26.8 Moteur de Stirling (★)

On considère $n = 40.10^{-3}$ mol d'air, considéré comme un gaz parfait de rapport $\gamma = \frac{C_P}{C_V}$ constant et égal à 1,4, subissant un cycle modélisé par les évolutions suivantes à partir de l'état A : $P_1 = 1$ bar et $T_1 = 300$ K :

- compression isotherme réversible au contact de la source TH_1 à T_1 , jusqu'à l'état B, de volume $V_2 = \frac{V_1}{10}$,
- échauffement isochore au contact thermique de la source TH_2 à $T_2 = 600$ K jusqu'à l'état C de température T_2 ,
- détente isotherme réversible au contact de la source TH_2 jusqu'à l'état D de volume V_1 ,
- refroidissement isochore au contact thermique de la source TH_1 jusqu'à l'état A.

1. Calculer les valeurs numériques de P, V et T pour chacun des états A, B, C et D.

2. Représenter le cycle dans le diagramme de Clapeyron (P, V). Comment peut-on, sans calcul, savoir si le cycle proposé est celui d'un moteur ou d'un système mécaniquement récepteur ?

3. Calculer pour chaque étape le transfert thermique et le travail reçus par le fluide.

4. Commenter ces résultats. A-t-on bien un cycle moteur ?

5. Quel est, sur le plan énergétique, la production de ce système sur un cycle ? Quel est le coût sur le plan énergétique ? En déduire l'expression et la valeur du rendement.

6. Calculer l'entropie créée par irréversibilité au sein du système au cours du cycle. Quel type d'irréversibilité entre en jeu ici ?

L'invention des frères Stirling (1816) a permis d'améliorer considérablement le rendement de la machine précédente. Leur idée est de faire en sorte que le gaz échange du transfert thermique au cours des transformation BC et DA , non pas avec TH_1 et TH_2 , mais avec un

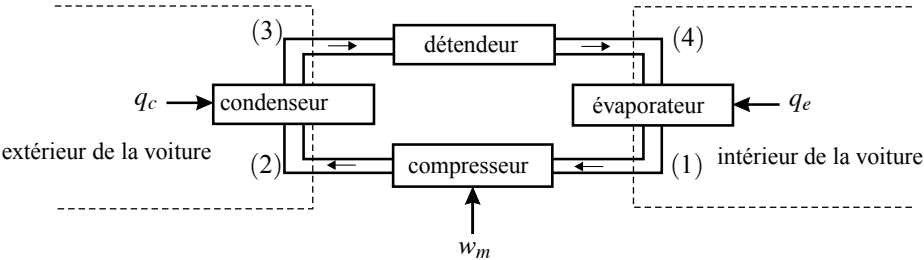
système appelé régénérateur *RG* n’ayant aucun échange d’énergie avec l’extérieur autre que les échanges avec les gaz au cours des transformations *BC* et *DA*.

7. Justifier l’idée des frères Stirling.

8. Quelle est dans ces nouvelles conditions le rendement ? Ce rendement peut-il être encore amélioré sans changer les sources ?

26.9 Climatisation d’une voiture (★)

La quasi-totalité des véhicules neufs sont aujourd’hui équipés d’une climatisation. Pour refroidir l’air intérieur du véhicule, un fluide frigorigène, l’hydrofluorocarbène HFC connu sous le code R134a, effectue en continu des transferts énergétiques entre l’intérieur, l’extérieur du véhicule et le compresseur.



Sur le diagramme enthalpique (*P, h*) (voir figure page 904) de l’hydrofluorocarbène HFC, de masse molaire $M = 32 \text{ g}\cdot\text{mol}^{-1}$, sont représentés :

- la courbe de saturation de l’équilibre liquide-vapeur de l’hydrofluorocarbène HFC (en trait fort),
- les isothermes pour des températures comprises entre -40°C et 160°C par pas de 10°C ,
- les isentropiques pour des entropies massiques comprises entre $1,70 \text{ kJ}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$ et $2,25 \text{ kJ}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$, par pas de $0,05 \text{ kJ}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$,
- les isotitres en vapeur sous la courbe de saturation pour des titres massiques en vapeur x_G variant de 0 à 1 par pas de 0,1.

P est en bar et *h* en $\text{kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$.

Lors de l’exploitation du diagramme, les mesures seront faites avec les incertitudes suivantes :

$$\Delta h = \pm 5 \text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}, \Delta s = \pm 50 \text{ J}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}, \Delta x = \pm 0,05, \Delta T = \pm 5^{\circ}\text{C}, \frac{\Delta P}{P} = 5\%.$$

1. Où sont sur le diagramme les domaines liquide, vapeur, équilibre liquide-vapeur du fluide ?
2. Dans quel domaine du diagramme le fluide à l’état gazeux peut-il être considéré comme un gaz parfait ?

On étudie dans la suite l’évolution du fluide au cours d’un cycle en régime permanent.

Le transfert thermique reçu par le fluide dans l’évaporateur permet la vaporisation isobare complète du fluide venant de (4) et conduit à de la vapeur à température $T_1 = 5^{\circ}\text{C}$ et pression $P_1 = 3 \text{ bar}$: point (1).

3. Placer le point (1) sur le diagramme. Relever la valeur de l’enthalpie massique h_1 et de l’entropie massique s_1 du fluide au point (1).

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

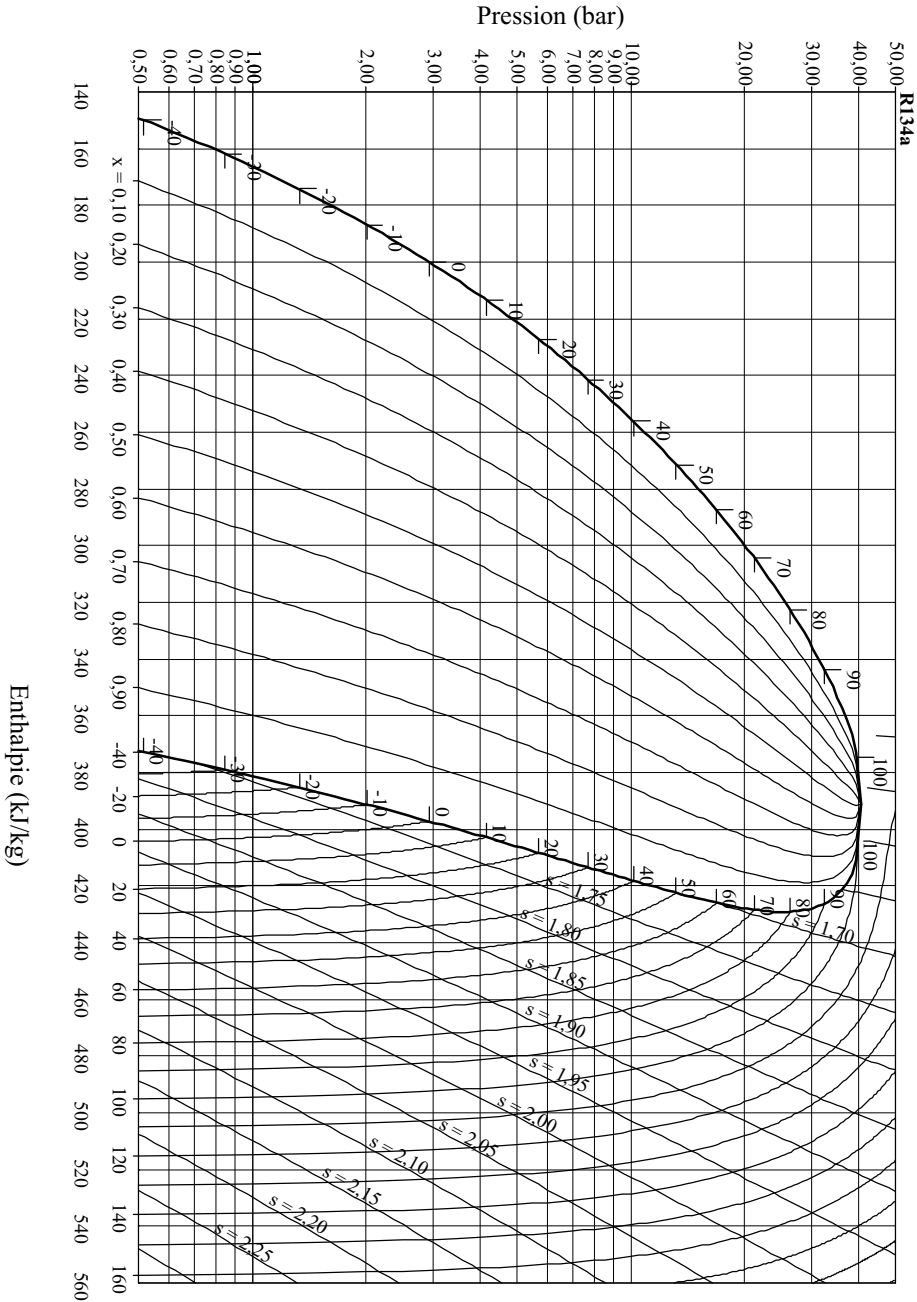


Diagramme enthalpique de l'hydrofluorocarbure HFC - R134a.

Le compresseur aspire la vapeur (1) et la comprime de façon isentropique avec un taux de compression $r = \frac{P_2}{P_1} = 6$.

4. Déterminer P_2 . Placer le point (2) sur le diagramme. Relever la valeur de la température T_2 et celle de l'enthalpie massique h_2 en sortie du compresseur.

5. Déterminer la valeur du travail mécanique massique w_m reçu par le fluide lors de son passage dans le compresseur. Commenter le signe de w_m .

Le fluide sortant du compresseur entre dans le condenseur dans lequel il est refroidi de manière isobare jusqu'à la température $T_3 = 60^\circ\text{C}$: point (3).

6. Placer le point (3) sur le diagramme. Relever la valeur de l'enthalpie massique h_3 en sortie du condenseur.

Le fluide sortant du condenseur est détendu dans le détendeur supposé adiabatique jusqu'à la pression de l'évaporateur P_1 : point (4).

7. Montrer que la transformation dans le détendeur est isenthalpique.

8. Placer le point (4) sur le diagramme et tracer le cycle complet. Relever la valeur de la température T_4 et le titre massique en vapeur x_4 en sortie du détendeur.

9. En déduire le transfert thermique massique q_e échangé par le fluide lors de son passage à travers l'évaporateur entre (4) et (1). L'air intérieur du véhicule est-il refroidi ?

10. Définir l'efficacité ϵ , ou coefficient de performance, du climatiseur. Calculer sa valeur.

11. Comparer cette valeur à celle d'un climatiseur de Carnot fonctionnant entre la température de l'évaporateur et la température de liquéfaction du fluide sous la pression P_2 . Commenter le résultat obtenu.

12. Le débit massique du fluide est $D_m = 0,1 \text{ kg}\cdot\text{s}^{-1}$. Calculer la puissance thermique évacuée de l'intérieur du véhicule et la puissance mécanique consommée par le climatiseur.

26.10 Machine à vapeur : cycle de Rankine (★★)

Dans une machine à vapeur, l'eau décrit un cycle de Rankine :

- dans l'état A l'eau est à l'état de liquide saturant seul, dans les conditions de pression et température $P_1 = 0,2 \text{ bar}$ et $T_1 = 60^\circ\text{C}$;
- transformation AB : l'eau est comprimée de façon adiabatique et isentropique dans une pompe, jusqu'à la pression $P_2 = 15 \text{ bar}$,
- transformation BC : l'eau est injectée dans la chaudière et s'y réchauffe de manière isobare jusqu'à la température $T_2 = 200^\circ\text{C}$, telle que $P_{\text{sat}}(T_2) = P_2$;
- transformation CD : l'eau se vaporise entièrement à la température T_2 ;
- transformation DE : la vapeur est admise dans le cylindre à T_2 et P_2 et effectue une détente adiabatique et isentropique jusqu'à la température T_1 , on obtient un mélange liquide - vapeur ;
- transformation EA : le piston chasse le mélange liquide - vapeur dans le condenseur où il se liquéfie totalement.

1. Représenter le cycle précédent sur le diagramme (P, h) donné à la page 906.

2. Déduire de valeurs lues sur le diagramme le transfert thermique pour chaque transformation du cycle.

3. Calculer le rendement de ce moteur et le comparer au rendement de Carnot. Quelles sont les causes d'irréversibilité ?

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

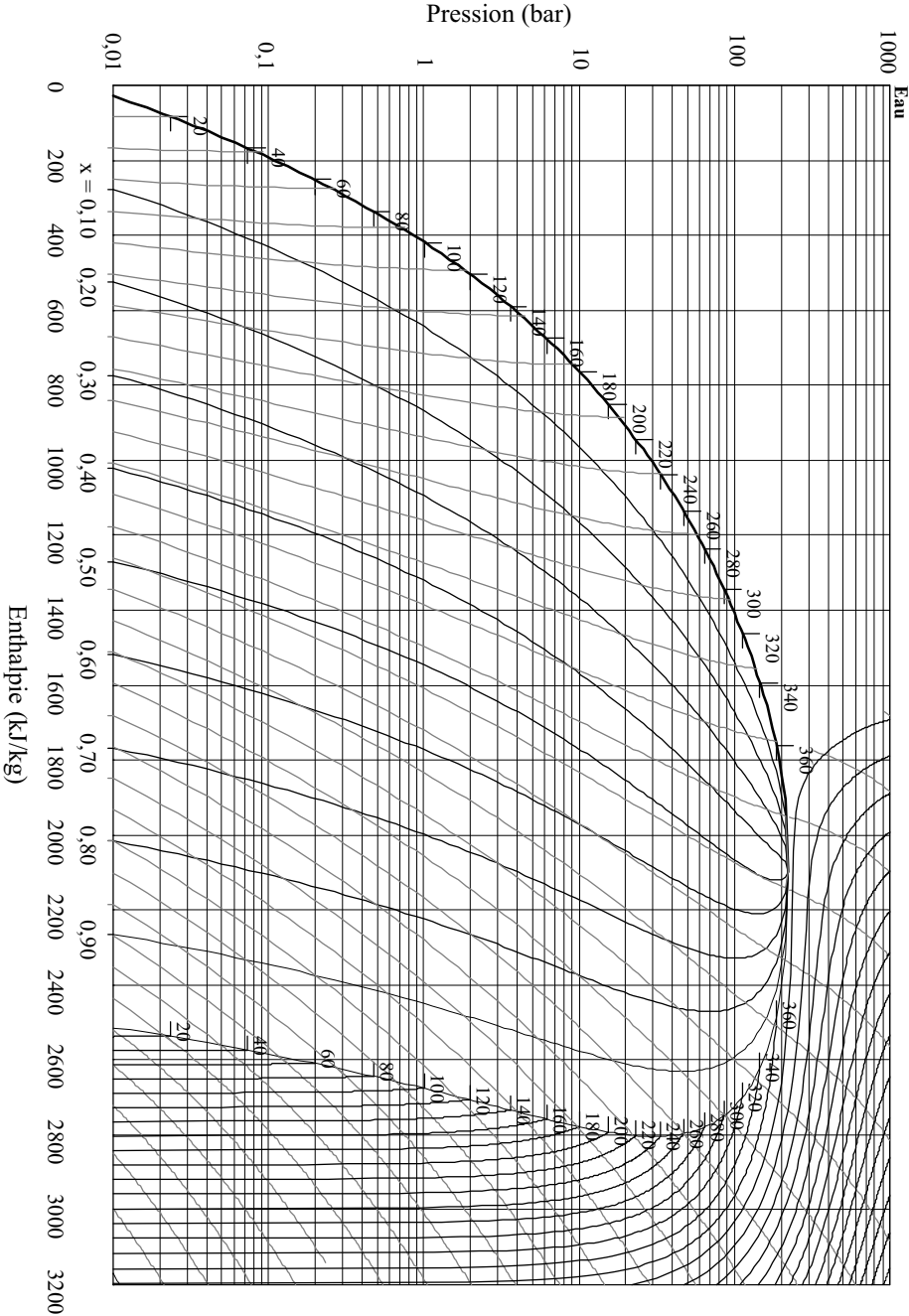


Diagramme enthalpique de l'eau (les courbes en gris sont les isentropes).

CORRIGÉS

26.1 Moteur réel

1. Le rendement du moteur étudié est $\rho = \frac{500}{1500} = \frac{1}{3}$. Le rendement du moteur de Carnot correspondant est $\rho_C = 1 - \frac{T_{fr}}{T_{ch}} = 1 - \frac{400}{650} = 0,385 > \rho$, ce qui est normal.
2. Le second principe, appliqué au fluide sur un cycle, s'écrit :

$$\Delta S = 0 = S_{éch} + S_{créée} = \frac{Q_{fr}}{T_{fr}} + \frac{Q_{ch}}{T_{ch}} + S_{créée}$$

Or, $Q_{ch} = 1500\text{J}$ et $Q_{fr} = -W - Q_{ch}$ d'après le premier principe, avec $W = -500\text{ J}$, donc $Q_{fr} = -1000\text{ J}$. Finalement, $S_{créée} = 0,19\text{ J.K}^{-1}$ par cycle. L'entropie créée est strictement positive : le moteur est irréversible.

3. Si la dépense est la même (c'est-à-dire si Q_{ch} est la même), le premier principe appliqué à la machine réelle et à la machine de Carnot permet d'écrire : $W_{réel} - W_{rév} = Q_{fr,rév} - Q_{fr,réel}$.

Par le second principe, $Q_{fr,réel} = -\frac{T_{fr}}{T_{ch}}Q_{ch} - T_{fr}S_{créée}$ et $Q_{fr,rév} = -\frac{T_{fr}}{T_{ch}}Q_{ch}$. Il vient donc :

$$W_{réel} = W_{rév} + T_{fr}S_{cr}.$$

Les travaux sont négatifs et l'entropie créée positive donc $|W_{réel}| < |W_{rév}|$: pour une dépense identique, le moteur réel fournit moins de travail que le moteur réversible.

26.2 Perte de performance d'un congélateur

1. Pour une machine réversible, $e_{rev} = \frac{T_{fr}}{T_{ch} - T_{fr}} = \frac{253}{292 - 253} = 6,5$. Donc : $\alpha = 0,31$.
2. Dans le cours, on a montré que : $\frac{1}{e} = \frac{T_{ch}}{T_{fr}} - 1 + \frac{T_{ch}S_{créée}}{Q_{fr}} = \frac{1}{e_{rev}} + \frac{T_{ch}S_{créée}}{Q_{fr}}$.

Si le terme $\frac{T_{ch}S_{créée}}{Q_{fr}}$ est doublé, l'efficacité devient e' avec :

$$\frac{1}{e'} - \frac{1}{e_{rev}} = 2 \frac{T_{ch}S_{créée}}{Q_{fr}} = 2 \left(\frac{1}{e} - \frac{1}{e_{rev}} \right) \text{ soit } e' = \frac{ee_{rev}}{2e_{rev} - e} \text{ soit } \alpha' = \frac{e'}{e_{rev}} = \frac{\alpha}{2 - \alpha}.$$

Numériquement : $\alpha' = 0,18$ et $e' = 1,2$.

26.3 Pompe à chaleur avec source de température variable

1. Les deux principes appliqués à la pompe à chaleur sur un cycle s'écrivent comme dans le cours, en remplaçant T_{ch} par T . Ainsi, le transfert thermique *cédé* par la pompe à la maison

$$Q_{cycle} = -Q_{ch} \text{ vérifie : } Q_{cycle} = -Q_{ch} = e_{pac}W \leq e_{pac,rev}W = \frac{T}{T - T_{fr}}W.$$

D'autre part, d'après le premier principe appliqué à la maison : $Q_{cycle} = \Delta H = C\Delta T$.

Il vient donc : $W_{cycle} \leq C \frac{T}{T - T_{fr}} \Delta T$.

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

2. Le calcul de l'intégrale donne : $W_{\min} = C \left(T_2 - T_1 - T_{fr} \ln \frac{T_2}{T_1} \right)$. Cette valeur peut être atteinte, en théorie, avec une pompe à chaleur réversible.

3. Au cours du chauffage, la maison a reçu le transfert thermique : $Q = \Delta H = C(T_2 - T_1)$. L'efficacité de la pompe sur l'opération de chauffage peut être définie par : $e = \frac{Q}{W}$.

Sa valeur maximale est : $e_{\max} = \frac{Q}{W_{\min}} = \frac{1}{1 - \frac{T_{fr}}{T_2 - T_1} \ln \frac{T_2}{T_1}}$.

Numériquement : $e_{\max} = 28,9$.

26.4 Pompe à chaleur avec un gaz parfait

1. Voir figure ci-contre.

2. Les relations de Laplace sont applicables si la transformation est adiabatique et réversible et elles ne concernent que les gaz parfaits. L'expression de la relation de Laplace en fonction de la pression et de la température est $P^{1-\gamma} T^\gamma$ constante.

3. On applique la relation de Laplace à la transformation AB et on obtient $T_B = T_0 a^\beta = 448 \text{ K}$ puis à la transformation CD ce qui donne $T_D = T_1 a^{-\beta} = 188 \text{ K}$.

4. L'efficacité est définie par $e = -\frac{Q_{BC}}{W} = \frac{Q_{BC}}{Q_{BC} + Q_{DA}}$ en utilisant l'expression du premier principe $W + Q_{BC} + Q_{DA} = \Delta U = 0$ sur un cycle.

5. Les transformations sont isobares donc les transferts thermiques sont égaux à la variation d'enthalpie soit, en tenant compte du caractère parfait des gaz $Q_{BC} = C_P(T_C - T_B)$ et $Q_{DA} = C_P(T_A - T_D)$. On reporte dans l'expression de e et on en déduit : $e = \frac{1}{1 - a^{-\beta}} = 2,71$.

6. Le cycle de Carnot est composé de deux transformations adiabatiques réversibles et de deux transformations isothermes au cours desquelles ont lieu les transferts thermiques.

7. Pour ce cycle réversible, le calcul du cours montre que : $e_C = \frac{T_1}{T_1 - T_0} = 19,9$.

8. On a donc $e < e_C$, parce que le cycle n'est pas réversible : dans les transformations BC et CD le gaz est mis en contact avec la source (chaude ou froide) alors que sa température n'est pas égale à celle de la source, il y a donc irréversibilité thermique.

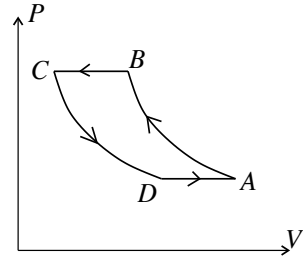
9. Le bilan d'entropie donne $\Delta S = S_{\text{éch}} + S_{\text{créée}} = 0$ sur le cycle. On a donc

$$S_{\text{créée}} = -S_{\text{éch}} = -\frac{Q_{BC}}{T_1} - \frac{Q_{DA}}{T_0} = \frac{nR}{\beta} \left(x + \frac{1}{x} - 2 \right) = \frac{nR}{\beta} \left(\sqrt{x} - \frac{1}{\sqrt{x}} \right)^2.$$

10. D'après l'expression précédente $S_{\text{créée}}$ est positive quel que soit x .

11. L'application numérique donne $S_{\text{créée}} = 4,91 \text{ J.K}^{-1}.\text{mol}^{-1}$.

12. Le régime est permanent donc ce qui est perdu est égal à ce qui est fourni. On en déduit que $\mathcal{P} = \frac{\dot{Q}_f}{e} = 7,4 \text{ kW}$.



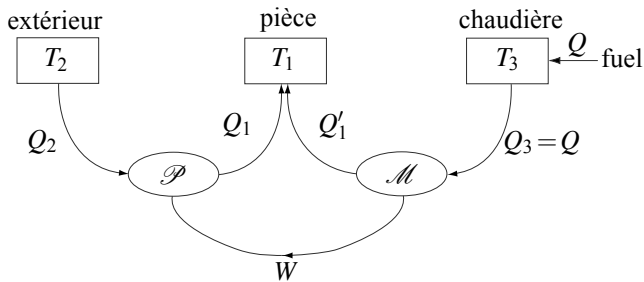
26.5 Optimisation du chauffage d'un local

1. Dans tout l'exercice, on note T la température en kelvins et θ la température en degrés Celsius.

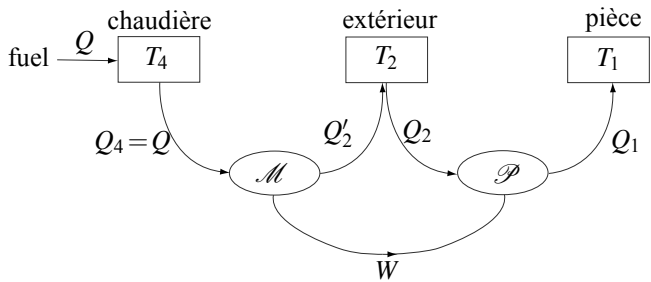
La pompe à chaleur réversible, fonctionnant entre le local de température T_1 et l'extérieur de température T_2 , a pour efficacité : $e_{\text{rev}} = \frac{T_1}{T_1 - T_2} = 13,3$. Ainsi, la puissance consommée est 13,3 fois plus petite que la puissance thermique fournie au local. La puissance du moteur faisant fonctionner cette pompe est donc : $P = \frac{32 \cdot 10^6}{3600 \times 13,3} = 668 \text{ W}$.

2. a. Les schémas de principe des deux dispositifs proposés sont les suivants ($\mathcal{P}$ désigne la pompe à chaleur et $\mathcal{M}$ le moteur) :

• Dispositif du premier conseiller :



• Dispositif du deuxième conseiller :



Dans chaque cas, on applique le premier principe et le second principe (sous forme de l'égalité de Clausius) au fluide qui décrit des cycles, pour la pompe à chaleur et pour le moteur. Attention, si on appelle W le travail reçu par le fluide au cours d'un cycle dans la pompe à chaleur, le travail que reçoit le fluide dans le moteur est $-W$.

• Dispositif du premier conseiller :

◦ Pompe à chaleur :

$$\begin{cases} W + Q_1 + Q_2 = 0 \\ \frac{Q_1}{T_1} + \frac{Q_2}{T_2} = 0 \end{cases}$$

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

◦ Moteur :

$$\begin{cases} -W + Q'_1 + Q = 0 \\ \frac{Q'_1}{T_1} + \frac{Q}{T_3} = 0 \end{cases}$$

Le local reçoit le transfert thermique :

$$Q_{\text{local}} = -Q_1 - Q'_1 = \frac{1 - \frac{T_1}{T_3}}{1 - \frac{T_2}{T_1}} Q + \frac{T_1}{T_3} Q = \frac{T_3 - T_2}{T_1 - T_2} Q.$$

Numériquement, $Q_{\text{local}} = 5,8$. Ainsi, avec a litre de fuel on chauffe le local pendant 5,8 jours.

• *Dispositif du deuxième conseiller :*

◦ Pompe à chaleur :

$$\begin{cases} W + Q_1 + Q_2 = 0 \\ \frac{Q_1}{T_1} + \frac{Q_2}{T_2} = 0 \end{cases}$$

◦ Moteur :

$$\begin{cases} -W + Q + Q'_2 = 0 \\ \frac{Q}{T_4} + \frac{Q'_2}{T_2} = 0 \end{cases}$$

Le local reçoit le transfert thermique :

$$Q_{\text{local}} = -Q_1 = \frac{1 - \frac{T_2}{T_4}}{1 - \frac{T_2}{T_1}} Q = \frac{T_4 - T_2}{T_1 - T_2} Q.$$

Numériquement, $Q_{\text{local}} = 6,5Q$. Ainsi, avec a litre de fuel on chauffe le local pendant 6,5 jours.

b. Le deuxième dispositif semble meilleur mais uniquement parce $T_4 > T_3$. Si $T_3 = T_4$, les deux systèmes sont équivalents. Le premier semble plus astucieux car l'énergie thermique fournie à la source froide du moteur est utilisée pour chauffer la salle mais le rendement du moteur du deuxième dispositif est meilleur puisqu'il fonctionne entre la source la plus froide et la source la plus chaude.

c. Augmenter la température de la chaudière auxiliaire augmente le rendement, mais une installation supportant une température plus élevée coûte aussi plus cher d'où un investissement plus grand au départ. D'autre part, plus cette température est élevée, plus il y a de pertes par fuites thermiques.

26.6 Étude de la turbine d'un réacteur à eau pressurisée (REP)

1. a. Lors d'une vaporisation totale d'une masse m d'un corps à température constante T , la variation d'enthalpie et la variation d'entropie sont :

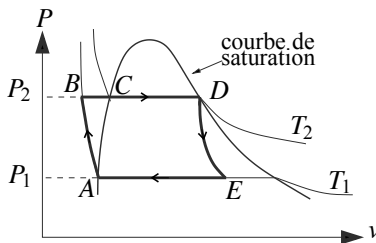
$$\Delta H = m(h_G - h_L) = m\Delta_{\text{vap}}h \quad \text{et} \quad \Delta S = m(s_G - s_L) = m\Delta_{\text{vap}}s = m \frac{\Delta_{\text{vap}}h}{T}.$$

b. D'après ce qui précède :

$$s_L(573) = s_G - \frac{h_G - h_L}{T} = 8,7 \cdot 10^3 = 6,0 - \frac{2890 - 1290}{573} = 3,2 \text{ kJ} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}.$$

c. L'équation des gaz parfaits donne : $v_G = \frac{RT}{MP}$ soit $v_G(293) = 58,8 \text{ m}^3 \cdot \text{kg}^{-1}$.

2. On représente le cycle dans le diagramme de Clapeyron :



3. a. La turbine est calorifugée donc la transformation est adiabatique. De plus l'énoncé suppose qu'elle est réversible. La transformation est adiabatique et réversible donc isentropique.

b. On utilise le fait que la transformation DE est isentropique, on calcule l'entropie du mélange liquide-vapeur dans ces deux états :

- en D, il n'y a que de la vapeur à 573 K, donc : $S_D = ms_G(573)$,
- en E, il y a une fraction x de vapeur à 293 K, donc : $S_E = m(xs_G(293) + (1-x)s_L(293))$.

Ainsi la relation $S_D = S_E$, donne : $x = \frac{s_G(573) - s_L(293)}{s_G(293) - s_L(293)} = 0,68$.

4. Dans l'alternateur le fluide est en écoulement. D'après le premier principe pour un écoulement : $h_E - h_D = w_{DE}$, où w_{DE} est le travail massique reçu par le fluide dans la turbine (il n'y a pas de transfert thermique au cours de la transformation DE). Ce travail est l'opposé du travail reçu par l'alternateur, donc :

$$w_a = -w_{DE} = h_D - h_E.$$

Or : $h_D = h_G(573)$ et $h_E = (xh_G(293) + (1-x)h_L(293))$. Il vient : $w_a = 1,140 \cdot 10^6 \text{ J} \cdot \text{kg}^{-1}$.

5. a. Le premier principe pour un fluide en écoulement entre B et D s'écrit :

$$q_{BD} = h_D - h_B,$$

car il n'y a pas d'échange de travail autre que celui des forces de pression dans la transformation BD. La variation d'enthalpie entre B et D est la somme de la variation d'enthalpie de l'échauffement isobare BC puis de la vaporisation complète CD :

$$h_D - h_B = (h_D - h_C) + (h_C - h_B) = c(T_2 - T_1) + h_G(T_2) - h_L(T_2).$$

On calcule ainsi : $q_{BD} = 2,78 \cdot 10^6 \text{ J} \cdot \text{kg}^{-1}$.

b. Le rendement est : $\rho = \frac{1,14}{2,86} = 0,41$.

Dans cette définition, on omet de tenir compte du travail nécessaire pour faire fonctionner la pompe (transformation AB), le rendement est donc légèrement plus faible mais ce travail est négligeable devant w_a .

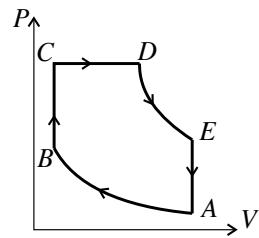
CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

c. Le rendement maximal qu'on aurait pu avoir est celui de Carnot pour un moteur réversible : $p_c = 1 - \frac{T_1}{T_2} = 0,49$. Le rendement obtenu est inférieur, donc certaines transformations ne sont pas réversibles, ce sont les transformations AB et BC .

26.7 Moteur Diesel

1. Voir figure ci-contre.

On a un cycle moteur s'il fournit du travail donc avec la convention usuelle de compter positivement ce qui est reçu, on doit avoir $W < 0$ pour un moteur. Dans ces conditions, l'interprétation graphique du travail impose d'avoir un sens horaire pour parcourir le cycle, ce qui est bien le cas.



2. La transformation BC est isochore donc le travail est nul $W_{BC} = 0$ et le transfert thermique est $Q_{BC} = \Delta U_{BC} = mc_V (T_C - T_B)$.

La transformation CD est isobare donc le calcul du travail donne $W_{CD} = -\Delta(PV)_{CD}$ et on en déduit celui du transfert thermique $Q_{CD} = \Delta H_{CD} = m\gamma c_V (T_D - T_C)$.

La transformation EA est isochore donc le travail est nul $W_{EA} = 0$ et le calcul du transfert thermique donne $Q_{EA} = \Delta U_{EA} = mc_V (T_A - T_E)$.

3. Les transferts thermiques sont tels que $Q_{BC} > 0$ et $Q_{CD} > 0$ donc ils correspondent à une dépense. Le travail W est utile. Par conséquent, le rendement est défini par $r_{th} = -\frac{W}{Q_{BC} + Q_{CD}}$.

4. L'écriture du premier principe sur le cycle donne $\Delta U = 0$ soit en explicitant la variation d'énergie interne $\Delta U = W + Q_{AB} + Q_{BC} + Q_{CD} + Q_{DE} + Q_{EA}$.

Par ailleurs, on a $Q_{AB} = Q_{DE} = 0$ car ces transformations sont adiabatiques. On en déduit :

$$r_{th} = 1 + \frac{Q_{EA}}{Q_{BC} + Q_{CD}} = 1 + \frac{T_A - T_E}{\gamma(T_D - T_C) + T_C - T_B}.$$

5. La transformation AB est adiabatique et réversible. De plus, elle concerne un gaz parfait donc on peut appliquer les relations de Laplace par exemple $TV^{\gamma-1}$ constant. On en déduit $T_B = a^{\gamma-1} T_A$.

La transformation BC est isochore donc en utilisant la loi des gaz parfaits et la relation précédente, on a $T_C = \frac{P_C}{P_B} T_B = da^{\gamma-1} T_A$.

La transformation CD est isobare donc en utilisant la loi des gaz parfaits et la relation précédente, on obtient $T_D = \frac{V_D}{V_C} T_C = cda^{\gamma-1} T_A$.

La transformation DE est adiabatique et réversible et elle s'applique à un gaz parfait donc les relations de Laplace sont valables comme $TV^{\gamma-1}$ constant, donc $T_E = c^\gamma d T_A$.

6. En reportant les expressions de la question précédente, on obtient

$$r_{th} = 1 + \frac{1 - c^\gamma d}{d - 1 + \gamma(c - 1)d} a^{1-\gamma}.$$

7. La relation des gaz parfaits avec $n = \frac{m}{M_{air}}$ permet d'écrire $m = \frac{M_{air} P_A V_A}{RT_A}$ ainsi que

$\mathcal{C} = V_A - V_B = V_A \frac{a-1}{a}$. On en déduit $m = \frac{a}{a-1} \frac{M_{\text{air}} P_A \mathcal{C}}{RT_A}$.

8. Par définition, $Q_{BC} = \eta \mu_V = \frac{k_V}{100} \eta \alpha m$.

9. Comme $Q_{BC} = mc_V (T_C - T_B)$, il vient : $T_C = a^{\gamma-1} T_A + \frac{k_V \eta \alpha}{100 c_V}$.

La relation des gaz parfaits donne $P_C = \frac{V_A}{V_C} \frac{T_C}{T_A} P_A$ donc : $P_C = a \left(a^{\gamma-1} + \frac{k_V \eta \alpha}{100 c_V T_A} \right) P_A$.

10. Maintenant on a $Q_{CD} = \eta (\mu - \mu_V) = \left(1 - \frac{k_V}{100} \right) \eta \alpha m$.

11. Comme $Q_{CD} = mc_P (T_D - T_C)$, il vient : $T_D = a^{\gamma-1} T_A + \frac{\eta \alpha}{\gamma c_V} \left(\frac{k_V}{100} (\gamma - 1) + 1 \right)$.

12. On veut $P_C < P_{\text{max}}$. Il faut pour cela que : $k_V < \frac{100 c_P T_A}{\eta \alpha a \gamma} \left(\frac{P_{\text{max}}}{P_A} - a^\gamma \right)$ soit, numériquement : $k_V < 21,4$.

13. Les applications numériques donnent :

- $V_A = \frac{a}{a-1} \mathcal{C} = 3,21 \text{ L}$,
- $V_B = \frac{V_A}{a} = 0,214 \text{ L}$,
- $T_B = a^{\gamma-1} T_A = 972 \text{ K}$,
- $T_C = a^{\gamma-1} T_A + \frac{k_V \eta \alpha}{100 c_V} = 1464 \text{ K}$,
- $T_D = a^{\gamma-1} T_A + \frac{\eta \alpha}{\gamma c_V} \left(\frac{k_V}{100} (\gamma - 1) + 1 \right) = 2765 \text{ K}$,
- $c = \frac{T_D}{T_C} = 1,89$,
- $d = \frac{T_C}{T_B} = 1,51$,
- $T_E = c^\gamma d T_A = 1236 \text{ K}$,

14. On en déduit le rendement théorique $r_{th} = 1 + \frac{1 - c^\gamma d}{d - 1 + \gamma(c - 1)d} a^{1-\gamma} = 0,61$.

15. De même, $m = \frac{a}{a-1} \frac{M_{\text{air}} P_A \mathcal{C}}{RT_A} = 3,32 \text{ g}$, ce qui permet de calculer $Q_{BC} = \frac{k_V}{100} \eta \alpha m = 1199 \text{ J}$ et $Q_{CD} = \left(1 - \frac{k_V}{100} \right) \eta \alpha m = 4405 \text{ J}$. On en déduit $W = r_{th} (Q_{BC} + Q_{CD}) = 3418 \text{ J}$ par cycle et par cylindre. La puissance $\mathcal{P}$ est le produit du nombre de cylindres 6, du nombre de cycles par tour 0,5, du nombre de tours par seconde $\frac{2300}{60}$ et du travail soit $\mathcal{P} = 362 \text{ kW}$.

16. Le cycle est réel et non réversible donc la puissance réelle est inférieure.

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

26.8 Moteur de Stirling

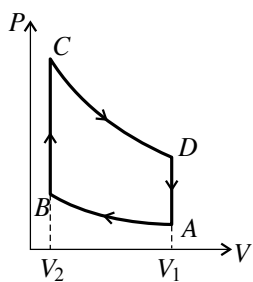
1. En utilisant les informations de l'énoncé et l'équation d'état du gaz parfait on obtient :

état A	état B	état C	état D
$P_1 = 1 \text{ bar}$	$P_2 = 10P_1 = 10 \text{ bar}$	$P_3 = P_2 \frac{T_2}{T_1} = 20 \text{ bar}$	$P_4 = P_3 \frac{V_2}{V_1} = 2 \text{ bar}$
$V_1 = \frac{nRT_1}{P_1} = 0,98 \text{ L}$	$V_2 = \frac{V_1}{10} = 0,098 \text{ L}$	V_2	V_1
$T_1 = 300 \text{ K}$	T_1	$T_2 = 600 \text{ K}$	T_2

2. Le cycle est décrit dans le sens horaire : il s'agit d'un cycle moteur.

3. La transformation AB est mécaniquement réversible donc : $W_{AB} = \int_A^B -PdV = \int_A^B \frac{nRT_1}{V} dV$
 $= -nRT_1 \ln \frac{V_2}{V_1} = nRT_1 \ln 10 = 230 \text{ J}.$

Les transformations BC et DA sont isochores donc $W_{BC} = W_{DA} = 0.$



Par le même calcul que W_{AB} , on trouve : $W_{CD} = -nRT_2 \ln 10 = -459 \text{ J}.$

D'après le premier principe appliqué au système formé par le gaz sur la transformation AB on trouve : $Q_{AB} = \Delta U_{AB} - W_{AB}$; la transformation AB étant isotherme $\Delta U_{AB} = 0$ car le gaz parfait suit la première loi de Joule. Finalement : $Q_{AB} = -nRT_1 \ln 10 = -230 \text{ J}.$

En appliquant le premier principe au même système sur la transformation BC on trouve :

$$Q_{BC} = \Delta U_{BC} = \frac{nR}{\gamma - 1} (T_2 - T_1) = 249 \text{ J}.$$

Il vient de même : $Q_{CD} = nRT_2 \ln 10 = 460 \text{ J}$ et $Q_{DA} = -\frac{nR}{\gamma - 1} (T_2 - T_1) = -249 \text{ J}.$

4. Le travail total échangé par le gaz au cours du cycle est :

$$W = W_{AB} + W_{CD} = -nR(T_2 - T_1) \ln(10) < 0.$$

Le gaz cède donc du travail, c'est bien un cycle moteur.

5. L'énergie utile est $-W$ et l'énergie coûteuse $Q_{BC} + Q_{CD}$, transfert thermique reçu de la source chaude TH_2 . Le rendement est donc :

$$\rho = -\frac{W}{Q_{BC} + Q_{CD}} = \frac{(T_2 - T_1) \ln 10}{\frac{1}{\gamma - 1} (T_2 - T_1) + T_2 \ln 10} = 0,32.$$

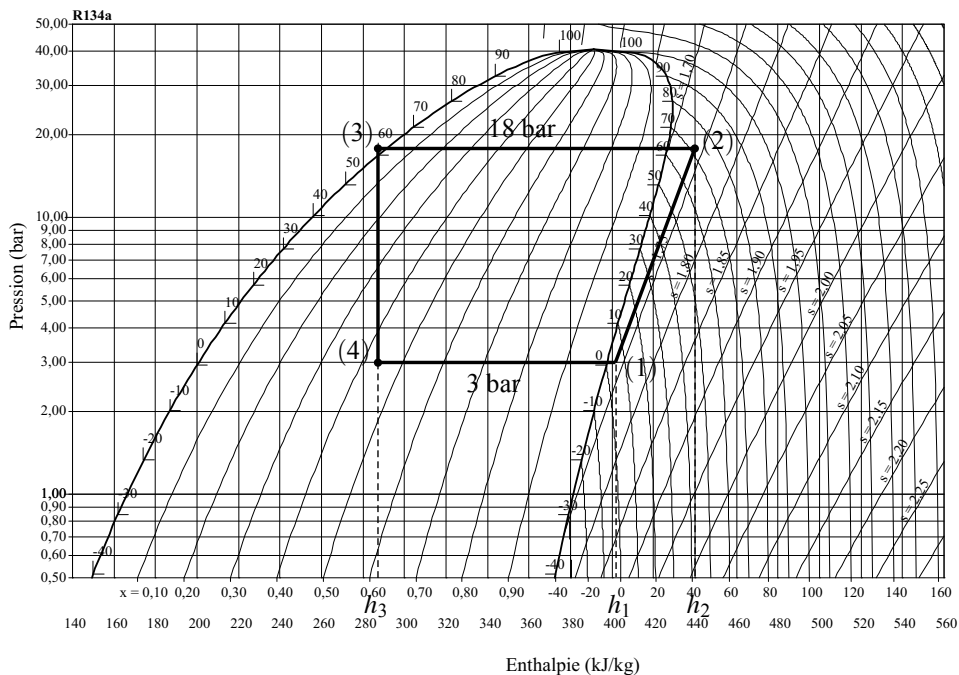
6. Le bilan d'entropie pour le système formé par le gaz sur le cycle complet s'écrit : $0 =$

$$S_{\text{éch}} + S_{\text{créée}}, \text{ donc : } S_{\text{créée}} = -S_{\text{éch}} = -\frac{Q_{DA} + Q_{AB}}{T_1} - \frac{Q_{BC} + Q_{CD}}{T_2} = \frac{nR(T_2 - T_1)^2}{(\gamma - 1)T_1 T_2} > 0.$$

Numériquement : $S_{\text{créée}} = 0,42 \text{ J} \cdot \text{K}^{-1}$. La création d'entropie est due aux transferts thermiques lors des transformations BC et DA au cours desquelles le système n'a pas la même température que la source avec laquelle il est contact (irréversibilité thermique).

7. On a $Q_{BC} = -Q_{DA}$. L'idée des frères Stirling est que le régénérateur reçoit du gaz ce transfert thermique au cours de l'étape DA et le lui rend au cours de l'étape BC .
8. Alors TH_2 ne doit plus fournir que Q_{CD} . Le rendement devient : $\rho = -\frac{W}{Q_{CD}} = 1 - \frac{T_2}{T_1}$. C'est le rendement de Carnot, donc le rendement maximal possible avec ces deux sources.

26.9 Climatisation d'une voiture



1. Le domaine de l'équilibre liquide-vapeur se trouve entre la courbe de saturation et l'axe des abscisses ; le domaine de la vapeur est à droite, du côté des plus grandes enthalpies massiques (donc des plus grandes températures) ; le domaine du liquide est à gauche, du côté des plus petites enthalpies massiques (donc des plus petites températures).
2. Le gaz parfait suit la deuxième loi de Joule : son enthalpie massique est fonction uniquement de la température. Donc, pour un gaz parfait, si $T = \text{constante}$ alors $h = \text{constante}$ et les isothermes sont des isenthalpes soit des droites verticales. Sur le diagramme c'est le cas dans la zone $P < 0,8 \text{ bar}$ et $h > 450 \text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$, en bas à droite du diagramme. Dans cette zone le fluide réel se comporte comme un gaz parfait.
3. On place le point (1) sur le diagramme, sur l'isobare $P_1 = 3 \text{ bar}$ et entre les isothermes 0°C et 10° , à peu près au milieu. On lit à l'abscisse de ce point : $h_1 = 405 \text{ kJ}\cdot\text{kg}^{-1}$. Ce point se trouve entre les isentropes $1,70$ et $1,75 \text{ kJ}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$, plus près de la seconde ; la réponse : $s_1 = 1,75 \text{ kJ}\cdot\text{K}^{-1}\cdot\text{kg}^{-1}$ est suffisante pour la précision demandée par l'énoncé.

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

4. $P_2 = 3P_1 = 18$ bar. La compression étant isentropique, le point (2) se trouve à l'intersection de l'isobare 18 bar, droite horizontale, et de l'isentropie $1,75 \text{ kJ} \cdot \text{K}^{-1} \cdot \text{kg}^{-1}$.

On lit à l'abscisse de ce point : $h_2 = 440 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}$.

Et ce point se trouve pratiquement sur l'isotherme 70°C ; avec la précision demandée par l'énoncé, $T_2 \simeq 70^\circ\text{C}$.

5. Le premier principe pour un fluide en écoulement stationnaire, appliqué entre l'entrée et la sortie du compresseur, s'écrit : $\Delta h = h_2 - h_1 = w_m + 0$ car la compression est adiabatique, soit : $w_m = 440 - 405 = 35 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}$.

6. Le point (3) se trouve à l'intersection de l'isobare 18 bar et de l'isotherme 60°C . Le point se trouve dans la zone du liquide où l'isotherme n'est pas tracée. On sait que c'est une droite verticale que l'on peut compléter pour trouver le point (3).

On lit à l'abscisse de ce point : $h_3 = 285 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}$.

7. Dans le détendeur, le fluide ne reçoit pas de transfert thermique, ni de travail autre que celui des forces de pression. Le premier principe pour un fluide en écoulement stationnaire s'écrit donc : $\Delta h = h_4 - h_3 = q + w = 0$, soit $h_4 = h_3$. La transformation est isenthalpique.

8. Le point (4) se trouve à l'intersection de l'isenthalpe (droite verticale) passant par le point (3) et de l'isobare 3 bar (droite horizontale). Ce point se trouve pratiquement sur l'isotherme 0°C donc $T_4 = 0^\circ\text{C}$. Il se trouve entre les isotitres 0,40 et 0,50. Le titre massique en vapeur en ce point est : $x_4 = 0,45$.

9. Le premier principe pour un fluide en écoulement stationnaire, appliqué entre l'entrée et la sortie de l'évaporateur, s'écrit : $h_1 - h_4 = q_e$ car il n'y a pas de travail autre que celui des forces de pression, soit : $q_e = 405 - 285 = 120 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}$. L'air intérieur à la voiture est refroidi car $q_e > 0$: le transfert thermique est reçu par le fluide.

10. L'efficacité du climatiseur est le rapport de l'énergie utile, q_e , divisée par l'énergie coûteuse, w_m , soit : $e = \frac{q_e}{w_m} = \frac{120}{35} \simeq 3,4$.

11. L'efficacité d'un climatiseur réversible fonctionnant entre la température de l'évaporateur T_4 et la température d'équilibre liquide - vapeur pour 18 bar, soit environ T_3 serait :

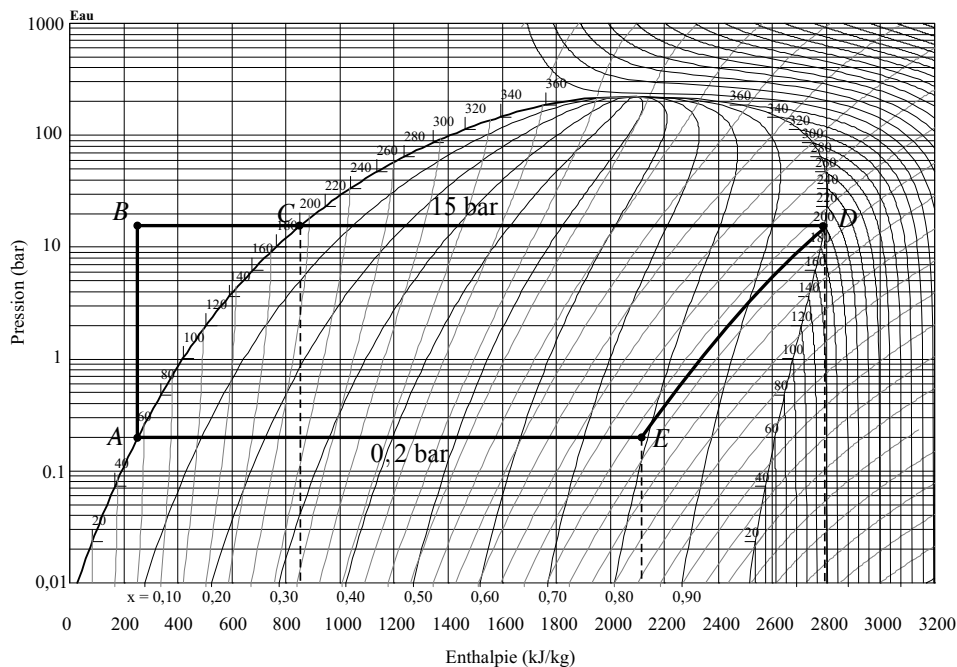
$$e_{\text{rev}} = \frac{T_4}{T_3 - T_4} = \frac{273}{60 - 0} = 4,6. \text{ Elle est plus grande que l'efficacité de la machine réelle.}$$

C'est le signe que la machine réelle n'est pas réversible. La transformation dans le détendeur est irréversible.

12. Pendant une durée Δt , une masse de fluide $D_m \Delta t$ passe dans l'évaporateur. L'énergie thermique prise à l'intérieur de la voiture est donc $Q_e = m q_e = D_m q_e \Delta t$. La puissance thermique évacuée de l'intérieur de la voiture est donc : $\mathcal{P}_e = D_m q_e = 12 \text{ kW}$, et la puissance mécanique consommée : $\mathcal{P}_m = D_m w_m = 9,5 \text{ kW}$.

26.10 Machine à vapeur : cycle de Rankine

1. Voir figure ci-dessous. La transformation AB est le long de l'isentropie passant par A qui est, dans le domaine du liquide, quasiment verticale. Les points B , C et D sont sur la même isobare dont le niveau est donné par le palier de liquéfaction à la température $T_2 = 200^\circ\text{C}$. La transformation DE est le long d'une isentropie que l'on dessine par analogie avec les isentropes voisines.



2. On calculera des transferts thermiques massiques.

$q_{AB} = 0$ car la transformation est adiabatique et isentropique. D'après le premier principe pour un fluide en écoulement stationnaire, $q_{BC} = h_C - h_B - w_{BC}$ où w_{BC} est le travail des forces autres que les forces de pression, nul dans cette transformation. On peut donc calculer, en lisant les valeurs des enthalpies massiques à l'abscisse des points sur le diagramme :

$$q_{BC} = h_C - h_B = 860 - 240 = 620 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}.$$

De même : $q_{CD} = h_D - h_C = 2800 - 860 = 1940 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}.$

La transformation DE étant adiabatique : $q_{DE} = 0.$

De même que pour BC et CD : $q_{EA} = h_A - h_E = 240 - 2080 = -1840 \text{ kJ} \cdot \text{kg}^{-1}.$

3. Le rendement d'un moteur thermique est : $\rho = -\frac{W}{Q_{ch}} = 1 + \frac{Q_{fr}}{Q_{ch}}$ où Q_{ch} est le transfert thermique reçu de la source chaude et Q_{fr} le transfert thermique reçu de la source froide au cours d'un cycle. Ici : $Q_{ch} = m(q_{BC} + q_{CD})$, où m est la masse d'eau, et $Q_{fr} = mq_{EA}$. On a donc :

$$\rho = 1 + \frac{q_{EA}}{q_{BC} + q_{CD}} = 1 - \frac{1840}{620 + 1940} = 0,28.$$

Le rendement de Carnot pour les températures des sources, $\rho_C = 1 - \frac{T_1}{T_2} = 1 - \frac{333}{573} = 0,30$, est plus grand que le rendement calculé à cause des irréversibilités.

4. La transformation BC est irréversible parce que l'eau liquide est mise en contact avec la source à la température T_2 alors que sa propre température est plus faible, proche de T_1 dans l'état B .

CHAPITRE 26 – MACHINES THERMIQUES

Cinquième partie

Induction et forces de Laplace

Trouver la bibliothèque des livres ici : <https://1024terabox.com/s/1mg0wxl22G8NjM8MA2RzgFw>

Champ magnétique

27

De la relativité générale à la physique quantique, en passant par les moteurs électriques, la physique moderne travaille sur des champs. Ils sont omniprésents. Ce chapitre en introduit un, le champ magnétique, qui permet de comprendre certains principes de fonctionnement des appareils de haute technologie actuelle.

1 Notion de champ

1.1 Champ scalaire et champ vectoriel

Un champ est une grandeur physique définie en tout point M de l'espace et dont la valeur dépend *a priori* de la position du point M et du temps t .

On parle de **champ scalaire** quand cette grandeur est un scalaire $S(M,t)$ c'est-à-dire que sa valeur est donnée par un seul nombre. Par exemple, en météorologie on calcule le champ de température dans l'atmosphère $T(M,t)$ qui est la température au point M à la date t , et le champ de pression $P(M,t)$. Ces deux champs sont des champs scalaires.

On parle de **champ vectoriel** quand la grandeur définie en tout point M est un vecteur $\vec{V}(M,t)$; sa valeur est alors donnée par trois coordonnées $V_x(M,t)$, $V_y(M,t)$ et $V_z(M,t)$ dans un repère orthonormé (Oxy) . La figure 27.1 représente un champ vectoriel.

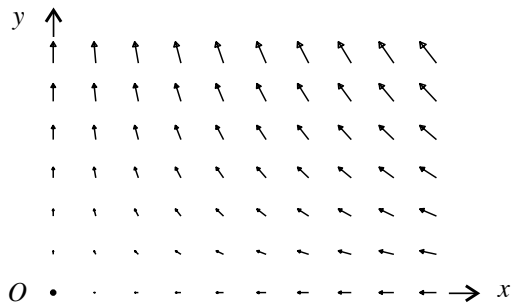


Figure 27.1 – Champ $\vec{V}(M)$ de coordonnées $(V_x = -x, V_y = 2y, V_z = 0)$ dans (Oxy) .

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

Dans le domaine météorologique, on calcule aussi un champ vectoriel : le champ des vitesses $\vec{v}(M,t)$, qui représente la vitesse de l'air atmosphérique au point M et à la date t .

1.2 Champ stationnaire, champ uniforme

Un champ est dit **stationnaire** quand, en tout point M , il a la même valeur à tout instant ; il ne dépend pas du temps t et prend la forme $S(M)$ ou $\vec{V}(M)$.

Un champ est dit **uniforme** quand, à tout instant t , il a la même valeur $S(t)$ ou $\vec{V}(t)$ en tout point M .

Dans la suite de ce chapitre on ne considérera que des champs stationnaires.

1.3 Lignes de champ

On peut représenter un champ vectoriel $\vec{V}$ en dessinant, comme sur la figure 27.1, le vecteur $\vec{V}(M)$ en des points M de l'espace régulièrement répartis. On préfère souvent représenter ses lignes de champ.

Une **ligne de champ** d'un champ vectoriel $\vec{V}(M)$ est une ligne qui est tangente au vecteur $\vec{V}(M)$ en chacun de ses point M .

La figure 27.2 représente des lignes de champ du champ vectoriel de la figure 27.1. Une telle représentation est appelée **carte de champ**. La flèche qui oriente les lignes de champ indique le sens du vecteur $\vec{V}(M)$. En observant la carte de champ on connaît la direction et le sens du vecteur $\vec{V}(M)$ en tout point des lignes de champ représentées. On n'a en revanche *a priori* aucune information sur la norme de $\vec{V}(M)$.

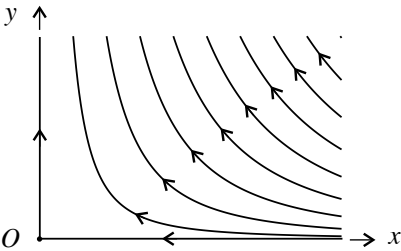


Figure 27.2 – Lignes de champ du champ de la figure 27.1.

1.4 Un champ vectoriel permet de décrire une interaction à distance

Lorsqu'on approche un aimant d'une pièce de 1, 2 ou 5 centimes d'euro, la pièce est attirée par l'aimant. Mais comment ? Il n'y a rien qui relie les deux objets, aucun fil visible.

On utilise le concept de champ pour interpréter cette action à distance : l'aimant crée un **champ magnétique** en tout point de l'espace autour de lui et c'est ce champ qui agit sur la pièce métallique.

On interprète de même l’attraction gravitationnelle avec le champ gravitationnel : le Soleil crée dans tout le système solaire un champ gravitationnel qui agit sur les planètes et tous les corps du système solaire. Et l’interaction électrostatique de deux corps chargés est décrite par la notion la notion de champ électrique. Dans ces théories, les champs (électrique, magnétique, gravitationnel) sont les intermédiaires qui transmettent les actions mécaniquement observables.

2 Champ magnétique, cartographie et exemples

2.1 Définition du champ magnétique

Le champ magnétique $\vec{B}(M)$ se définit par son action sur une particule ponctuelle de charge q qui passe au point M , animée d’une vitesse $\vec{v}$; elle subit de la part du champ magnétique la **force de Lorentz** :

$$\vec{f} = q\vec{v} \wedge \vec{B}(M).$$

2.2 Unité de champ magnétique et ordres de grandeur

Quelle est l’unité $[B]$ du champ magnétique ? Pour la trouver on raisonne à partir de l’expression de la force de Lorentz, du principe fondamental de la dynamique et de la définition de l’intensité du courant électrique :

$$\left\{ \begin{array}{l} \vec{f} = q\vec{v} \wedge \vec{B} \\ \vec{f} = m \frac{d\vec{v}}{dt} \\ i = \frac{dq}{dt} \end{array} \right. \quad \text{donc} \quad \left\{ \begin{array}{l} N = C.m.s^{-1} [B] \\ N = kg.m.s^{-2} \\ A = C.s^{-1} \end{array} \right. \quad \text{donc} \quad [B] = kg.s^{-2}.A^{-1}.$$

Dans la pratique on utilise, dans le Système International, une unité dédiée au champ magnétique qui est le **tesla**, de symbole T : $1\text{ T} = 1\text{ kg.s}^{-2}.A^{-1}$.

Il faut connaître l’ordre de grandeur du champ magnétique dans certaines situations classiques :

	ordre de grandeur (en T)
champ magnétique terrestre	$4,7.10^{-5}$
champ magnétique d’un aimant usuel	0,1 à 1
champ magnétique appareil d’IRM	3

2.3 Source du champ magnétique

Un champ magnétique est créé par un aimant ou bien par un circuit parcouru par un courant électrique. C’est une propriété qui a été découverte au début du XIX^e siècle par le physicien danois H.C. Oersted, qui, le premier, constata qu’un courant électrique a une action sur un aimant. Dans la suite on s’intéresse essentiellement à des champs magnétiques créés par des courants électriques.

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

2.4 Champ magnétique créé par un fil rectiligne infini

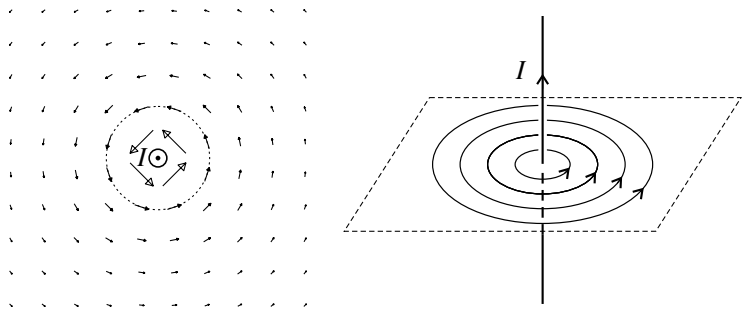


Figure 27.3 – Champ magnétique créé par un fil rectiligne parcouru par un courant d'intensité I : à gauche, le vecteur champ magnétique dans un plan perpendiculaire au fil ; à droite, représentation en perspectives des lignes de champ magnétique.

La figure ci-dessus représente le champ magnétique créé par un fil rectiligne infini parcouru par un courant d'intensité I . On observe que :

- le champ magnétique tourne autour du fil ;
- la norme du champ magnétique décroît quand on s'éloigne du fil.

Les lignes de champ sont des cercles entourant le fil. Leur orientation est liée au sens du courant dans le fil par la règle de la main droite :

Première règle de la main droite : si l'on met la main droite le long de la ligne de champ magnétique, l'orientation de celle-ci allant de la base vers le bout des doigts, le pouce indique le sens du courant (figure 27.4).

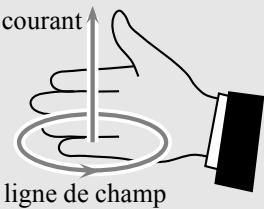


Figure 27.4 – Règle de la main droite : le champ tourne autour du courant qui le crée.

Cette règle est générale. Chaque fois qu'une ligne de champ est une courbe fermée, elle entoure un fil parcouru par un courant dont le sens est donné par la règle précédente. On peut donc savoir immédiatement, à l'observation d'une carte de champ magnétique, en quel lieu il y a un courant qui passe et dans quel sens ce courant est.

2.5 Champ magnétique créé par une spire circulaire

Une **spire circulaire** est un cercle conducteur parcouru par un courant électrique. La figure ci-dessous représente les lignes de champ magnétique créées par une spire circulaire dans un plan quelconque contenant l'axe de la spire. La spire est représentée en perspective et le sens du courant qui la parcourt est indiqué par une flèche.

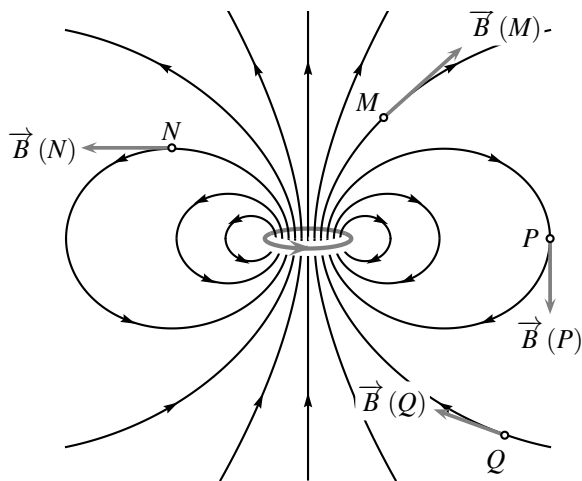


Figure 27.5 – Lignes de champ magnétique (en noir) d'une spire circulaire (en gris) parcourue par un courant dans le sens de la flèche.

Les lignes de champ sont des courbes fermées et la première règle de la main droite est bien vérifiée. On observe de plus que les lignes de champ traversent la spire de courant dans un sens donné, aussi, par la règle de la main droite :

Deuxième règle de la main droite : si l'on met la main droite le long d'une spire, le courant allant de la base vers le bout des doigts, le pouce indique le sens du vecteur champ magnétique créé par ce courant (figure 27.6).

boucle de courant

Figure 27.6 – Règle de la main droite : le courant tourne autour des lignes de champ magnétique qu'il crée.

Cette propriété est générale et elle permet d'orienter systématiquement le champ magnétique par rapport au courant qui le crée.

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

2.6 Norme du champ magnétique

Comment évolue la norme du champ magnétique quand on se déplace le long d’une ligne de champ ?

Dans le cas du fil infini, on peut voir sur la figure 27.3 qu’elle ne varie pas le long de la ligne de champ représentée en pointillé. Dans le cas de la spire, si on part du point Q de la figure 27.5 et que l’on suit la ligne de champ, on se rapproche de la spire, donc on voit le champ augmenter, puis on s’en éloigne, donc on le voit diminuer. On peut remarquer que la norme du champ augmente quand les lignes de champ voisines se rapprochent et diminue quand elles s’écartent. Ceci est une propriété générale :

La norme du champ magnétique augmente le long d’une ligne de champ quand les lignes de champ voisines se rapprochent.

Ainsi, dans le cas du champ magnétique, la carte de champ donne une information sur la norme du champ.

⚠ Il ne faut pas dire : « le champ magnétique est d’autant plus fort que les lignes de champ sont serrées ». En effet, l’espace entre les lignes de champ dépend du paramétrage du logiciel qui les trace ! Ce qui compte est l’évolution de l’écartement entre les lignes de champ voisines.

Remarque

Dans le cas du fil infini, les lignes de champ restent à distance constante les unes des autres et la norme du champ ne varie pas le long des lignes de champ.

2.7 Bobine longue

a) Définition

On fabrique une **bobine** en enroulant un fil conducteur (fil de cuivre le plus souvent) sur un cylindre de rayon r et de longueur ℓ . L’enroulement est habituellement très serré ; on considère alors que le fil forme N spires quasi-circulaires juxtaposées (N est en fait le nombre de tours de fil). Ces spires sont toutes parcourues par la même intensité I , dans le même sens.

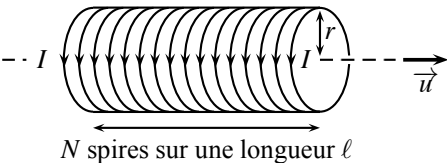


Figure 27.7 – Bobine.

On définit le **nombre de spires par unité de longueur** n par :

$$n = \frac{N}{\ell}.$$

b) Observation du champ magnétique créé

Les lignes du champ magnétique créé par la bobine parcourue par un courant d'intensité I sont représentées sur la figure 27.8. Elles vérifient la règle de la main droite quant à leur orientation par rapport aux sens du courant dans les spires de la bobine.

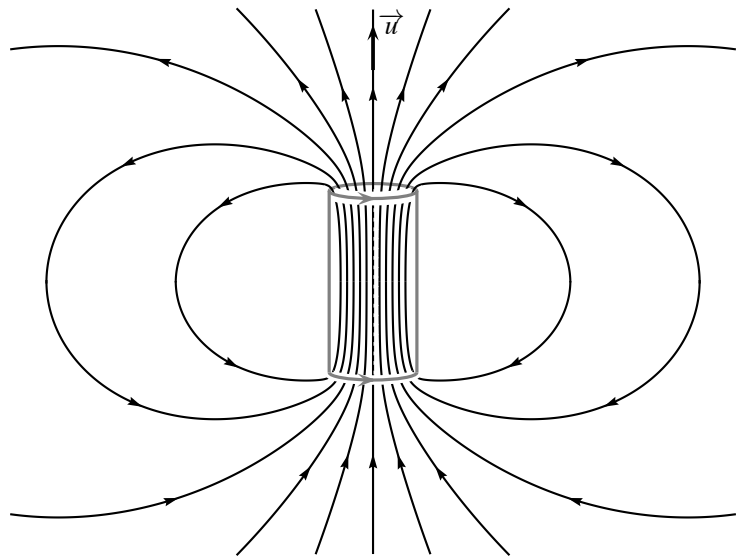


Figure 27.8 – Lignes de champ magnétique, en noir, d'une bobine, en gris (seules les spires extrêmes sont représentées, afin de voir les lignes de champ dans la bobine).

On observe qu'à l'intérieur de la bobine les lignes de champ sont proches d'être des droites parallèles.

Or, lorsque les lignes de champ magnétiques sont des droites parallèles, l'écartement entre deux lignes voisines est constant, signe que le champ a une norme *constante le long des lignes de champ*. Le cours de seconde année permettra de prouver que la norme du champ magnétique est aussi *constante entre deux lignes de champ*. Il en résulte que le champ magnétique est uniforme.

En conclusion : le champ magnétique créé par la bobine représentée sur la figure 27.8 est quasiment uniforme à l'intérieur de la bobine. Ceci est vrai pour une bobine telle que le

rapport $\frac{\ell}{r}$ est grand ; on parle alors de **bobine longue**¹ ou de **solénoïde**².

1. Une bobine telle que le rapport $\frac{\ell}{r}$ est petit est appelée une **bobine plate** ; dans ce cas toutes les spires de la bobine sont quasiment confondues et le champ est identique au champ d'une seule spire, parcourue par le courant NI .

2. Le mot solénoïde provient du mot grec signifiant tuyau.

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

c) Champ magnétique à l'intérieur de la bobine

Des mesures permettent d'établir expérimentalement que la norme du champ à l'intérieur de la bobine est proportionnelle à l'intensité I du courant et au nombre spires par unité de longueur n . La constante de proportionnalité, notée μ_0 , s'appelle la **perméabilité du vide** ; elle vaut :

$$\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \text{ H.m}^{-1}.$$

Remarque

On comprendra au chapitre 30 pourquoi l'unité de perméabilité du vide fait apparaître le henry H, unité d'inductance.

On a ainsi : $\|\vec{B}(M)\| = \mu_0 n I$ à l'intérieur du solénoïde.

On souhaite avoir une expression vectorielle du champ magnétique. Pour cela on introduit un vecteur unitaire $\vec{u}$ parallèle à l'axe du solénoïde, donc perpendiculaire aux spires, et dans le sens donné par la règle de la main droite par rapport au sens du courant (voir figure 27.8). Si le courant est dans le sens indiqué sur la figure, $\vec{B}(M) = \|\vec{B}(M)\| \vec{u}$ et si le courant est dans l'autre sens $\vec{B}(M) = -\|\vec{B}(M)\| \vec{u}$.

On peut écrire une seule formule valable dans les deux cas en algébrisant l'intensité I selon la convention de l'électrocinétique :

- $I > 0$ si le courant circule dans le sens lié à $\vec{u}$ par la règle de la main droite qui est appelé « sens direct autour de $\vec{u}$ » ;
- $I < 0$ si le courant circule dans l'autre sens.

Alors, dans les deux cas on a : $\vec{B}(M) = \mu_0 n I \vec{u}$.

À l'intérieur d'un **solénoïde**, le champ magnétique est quasiment uniforme et il s'écrit :

$$\vec{B}(M) = \mu_0 n I \vec{u},$$

où $\vec{u}$ est un vecteur unitaire parallèle à l'axe du solénoïde, n le nombre de spires par unité de longueur et I l'intensité algébrique comptée positivement dans le sens direct autour de $\vec{u}$.

Remarque

Cette expression du champ magnétique est aussi valable quand l'intensité passant dans la bobine est variable, et notée $i(t)$, dans les limites de l'ARQS. Le champ créé est alors : $\vec{B}(M, t) = \mu_0 n i(t) \vec{u}$. Il n'est pas stationnaire.

Exemple

Pour une bobine formée de $N = 1,0 \cdot 10^3$ spires de longueur $\ell = 30$ cm, parcourue par un courant d'intensité $I = 0,50$ A, la norme du champ magnétique intérieur est :

$$B = 4\pi \cdot 10^{-7} \times \frac{1,0 \cdot 10^3}{30 \cdot 10^{-2}} \times 0,50 = 2,1 \cdot 10^{-3} \text{ T}.$$

2.8 Aimant

La carte de champ d'un aimant est similaire à celle d'une spire ou d'une bobine. Par convention, on appelle **pôle nord** la face de l'aimant d'où les lignes de champ sortent et **pôle sud** la face de l'aimant dans laquelle les lignes de champ entrent.

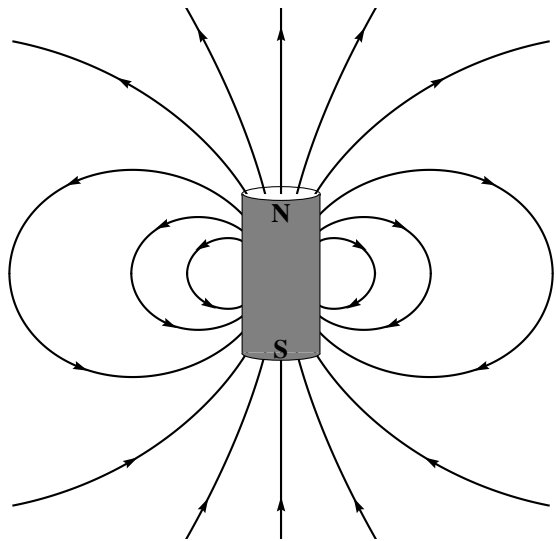


Figure 27.9 – Lignes de champ magnétique d'un aimant. **N** est le pôle nord et **S** le pôle sud.

3 Moment magnétique

Dans les trois exemples précédents, l'allure des lignes de champ est la même quand on s'éloigne de la source du champ (spire, bobine ou aimant), quelle qu'elle soit. Le champ créé à une distance grande devant la taille de la source ne dépend en fait que de son moment magnétique.

3.1 Vecteur surface d'une spire plane

Pour définir le moment magnétique d'une spire plane, il faut d'abord définir son **vecteur surface** $\vec{S}$. C'est un vecteur normal à la spire, de norme égale à sa surface S et dont le sens est lié au sens conventionnel positif du courant par la règle de la main droite (voir figure 27.10).

Le vecteur surface $\vec{S}$ d'une spire plane orientée se définit comme suit :

- sa norme est égale à la surface S de la spire ;
- sa direction est orthogonale au plan de la spire ;
- son sens se déduit du sens conventionnel positif du courant selon la règle de la main droite.

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

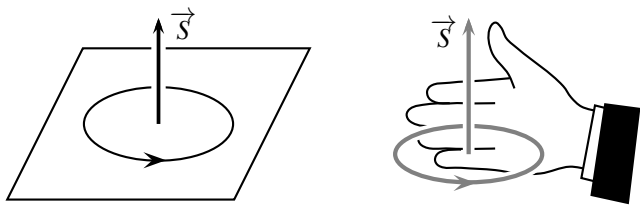


Figure 27.10 – Spire plane orientée et vecteur surface.

On définit aussi le vecteur unitaire normal à la spire, vecteur $\vec{n}$ de norme unité dont la direction est orthogonale au plan de la spire et dont le sens est lié au sens conventionnel positif du courant par la règle de la main droite. Ainsi :

$$\vec{S} = S\vec{n}.$$

3.2 Moment magnétique d’une spire plane

Le **moment magnétique** d’une spire plane, de surface S , parcourue par un courant d’intensité algébrique I , est le vecteur :

$$\vec{\mathcal{M}} = I\vec{S} = IS\vec{n}.$$

La norme du moment magnétique s’exprime en $A.m^2$.

3.3 Moment magnétique d’une bobine

Le moment magnétique d’une bobine, assimilée à un ensemble de spires, est la somme vectorielle des moments magnétiques des spires.

Par exemple, la bobine représentée sur la figure 27.7, page 926, comporte N spires circulaires de rayon r de vecteur normal $\vec{n} = \vec{u}$; le moment magnétique de la bobine est donc :

$$\vec{\mathcal{M}} = NI\pi r^2\vec{u}.$$

Numériquement, avec $N = 1,0.10^3$, $r = 3\text{ cm}$ et $I = 0,50\text{ A}$, $\|\vec{\mathcal{M}}\| = 1,4\text{ A}\cdot\text{m}^2$.

3.4 Moment magnétique d’un aimant, ordre de grandeur

La notion de moment magnétique s’applique aussi aux aimants. Toutefois, ceux-ci ne sont parcourus par aucun courant interne. Le moment magnétique d’un aimant, bien qu’il soit exprimé en $A.m^2$, ne correspond plus à une intensité et une surface.

Le moment magnétique d’un aimant dépend de sa taille. L’**aimantation** d’un aimant est le moment magnétique par unité de volume ; elle est de l’ordre de $10^6\text{ A}\cdot\text{m}^{-1}$. L’ordre de grandeur du moment magnétique d’un aimant usuel dont le volume est de quelques cm^3 (soit 10^{-6} m^3) est donc de 1 à $10\text{ A}\cdot\text{m}^2$.

3.5 Lignes de champ d'un moment magnétique

Un moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$ représente tout aussi bien une spire, une bobine ou un aimant. On démontre que le champ magnétique créé par ces sources à distance très supérieure à leur taille caractéristique (rayon de la spire, longueur de la bobine ou plus grande dimension de l'aimant) ne dépend, en première approximation, que de la valeur de $\vec{\mathcal{M}}$. Ses lignes de champ ont l'allure montrée sur la figure suivante.

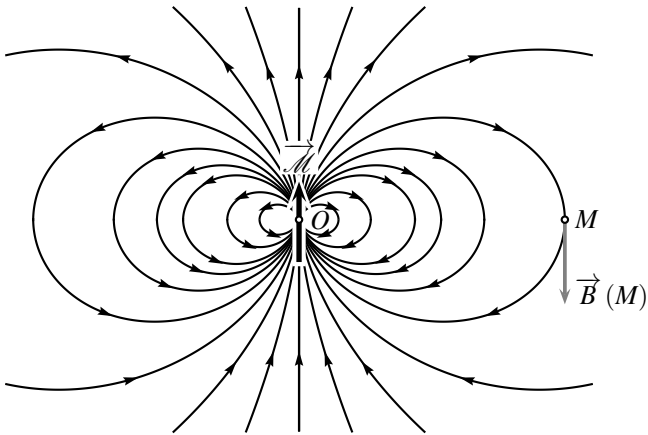


Figure 27.11 – Lignes de champ magnétique d'un moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$. La distance OM est très supérieure à la taille caractéristique de la source modélisée par $\vec{\mathcal{M}}$. La source n'est pas représentée, car elle est concentrée au voisinage point O .

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- allure les cartes de champ d’une spire, d’une bobine longue, d’un aimant
- dispositif réalisant un champ magnétique quasi uniforme
- ordres de grandeurs de champs magnétiques (aimant, IRM, Terre)
- moment magnétique d’une boucle de courant
- ordre de grandeur du moment magnétique d’un aimant

SAVOIR-FAIRE

- identifier sur une carte de champ les zones de champ uniforme, fort ou faible
- identifier sur une carte de champ l’emplacement des sources
- orienter le champ magnétique d’une bobine longue

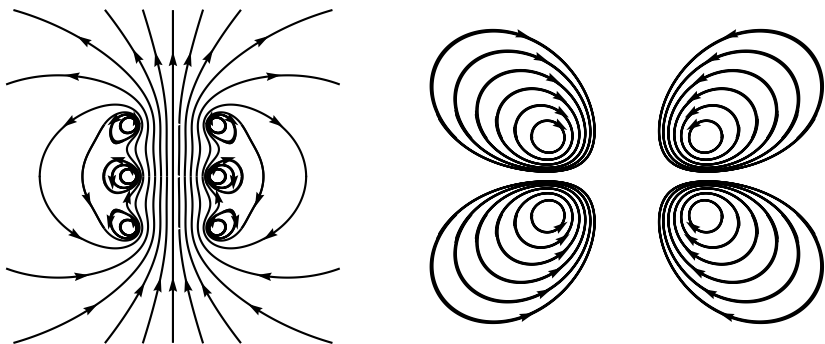
MOTS-CLÉS

- | | | |
|--------------------|------------------------------|---------------------|
| • champ vectoriel | • spire ou boucle de courant | • moment magnétique |
| • ligne de champ | • bobine longue | |
| • champ magnétique | • aimant | |

S'ENTRAÎNER

27.1 Cartes de champ (★)

Dans les cartes de champs magnétique suivantes, où le champ est-il le plus intense ? Où sont placées les sources ? Le courant sort-il ou rentre-t-il du plan de la figure ?



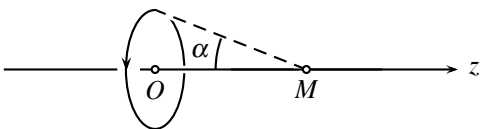
27.2 Champ créé par une bobine longue (★)

On considère une bobine de longueur $L = 60\text{ cm}$, de rayon $R = 4\text{ cm}$, parcouru par un courant d'intensité $I = 0,6\text{ A}$.

1. La formule du champ dans un solénoïde est-elle valable ?
2. Déterminer le nombre de spires nécessaires pour obtenir un champ magnétique de $0,1 \cdot 10^{-2}\text{ T}$.
3. La bobine est réalisée en enroulant un fil de $1,5\text{ mm}$ de diamètre autour d'un cylindre en carton. Combien de couches faut-il bobiner pour obtenir le champ précédent ?

27.3 Champ créé par une spire sur son axe (★)

Une spire de centre O et rayon R , parcourue par un courant d'intensité I , crée en tout point M de son axe (Oz) un champ parallèle à $\vec{u}_z$ de norme : $B_{\text{spire}} = \frac{\mu_0 I}{2R} \sin^3 \alpha$ où α est l'angle sous lequel on voit la spire depuis le point M .

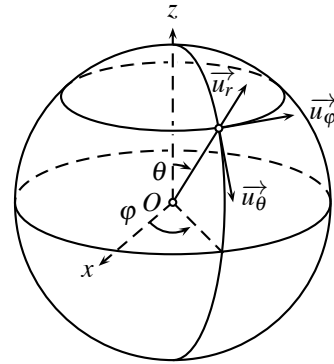


1. Le sens réel du courant étant celui indiqué sur la figure, le champ est-il dirigé suivant $+\vec{u}_z$ ou suivant $-\vec{u}_z$?
2. On choisit pour sens conventionnel positif le sens représenté sur la figure. Exprimer le champ $\vec{B}(M)$ en fonction de la coordonnée z de M .
3. Représenter l'allure de la courbe $B_{\text{spire}}(z)$. Calculer numériquement la norme du champ magnétique à 10 cm du centre de la spire, sachant que $R = 20\text{ cm}$ et $I = 0,50\text{ A}$.

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

27.4 Champ magnétique terrestre (★)

Le champ magnétique terrestre est décrit en première approximation par le champ magnétique d'un dipôle magnétique situé au centre de la terre O , de moment $\vec{\mathcal{M}} = -\mathcal{M}\vec{u}_z$ où $\mathcal{M} = 7,9.10^{22}$ A.m² et $\vec{u}_z$ désigne le vecteur unitaire de l'axe géomagnétique de la Terre, qui est légèrement incliné par rapport à l'axe de rotation terrestre. Tout point de l'espace est repéré par ses coordonnées sphériques (r, θ, φ) par rapport à l'axe géomagnétique. Dans ce modèle les composantes du champ magnétique terrestre $\vec{B}$ sur la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_\varphi)$ sont :



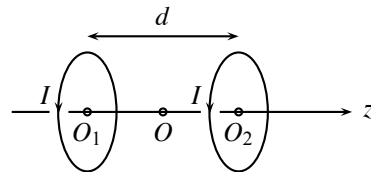
$$B_r = -\frac{\mu_0}{4\pi} \mathcal{M} \frac{2 \cos \theta}{r^3}, \quad B_\theta = -\frac{\mu_0}{4\pi} \mathcal{M} \frac{\sin \theta}{r^3} \quad \text{et} \quad B_\varphi = 0.$$

Calculer la norme du champ magnétique au centre de la France métropolitaine, pour lequel $r = 6,4.10^3$ km et $\theta = 42^\circ$. Quelle est l'inclinaison de ce champ par rapport à l'horizontale ? Quelle est la direction du champ magnétique au pôle nord magnétique ? Même question en un point de l'équateur magnétique.

APPROFONDIR

27.5 Bobines de Helmholtz (★★)

Deux bobines identiques ont le même axe de symétrie (Oz) et sont placées symétriquement par rapport au point O . Elles comportent chacune N spires circulaires qui ont toutes un rayon R , sont toutes parcourues par un courant d'intensité I dans le sens positif autour de (Oz), selon la règle de la main droite, et créent chacune un champ magnétique identique à celui de la spire de l'exercice 3. Les champs magnétiques des spires s'ajoutent vectoriellement en chaque point M de l'espace.



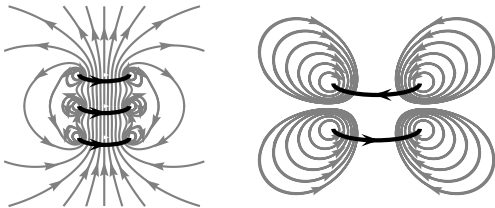
1. Le champ magnétique en un point M quelconque de l'axe (Oz) de coordonnée z est : $\vec{B}(M) = B(z)\vec{u}_z$. Donner l'expression de $B(z)$ en fonction de $\mu_0, N, I, R, d = O_1O_2$ et z .
2. Représenter l'allure de la courbe $B(z)$ dans les deux cas $d \ll R$ et $d \gg R$.
3. On montre que : si $d = R$, $\frac{d^2 B}{dz^2}(0) = 0$. Montrer que dans ce cas : $B(z) = B(0) + o(z^4)$. Quel est l'intérêt pratique de cette situation ?
4. Application numérique : calculer $B(0)$ pour $R = d = 20$ cm, $N = 100$ et $I = 0,50$ A

CORRIGÉS

27.1 Cartes de champ

Les lignes de champ tournent autour des sources. Sur la figure de gauche : on a donc trois sources (trois spires). Sur la figure de droite, on a deux spires.

Le champ est le plus intense là où les lignes se resserrent, c'est-à-dire dans la zone centrale, où les lignes sont verticales, dans le cas de gauche, et proche des sources, dans le cas de droite.



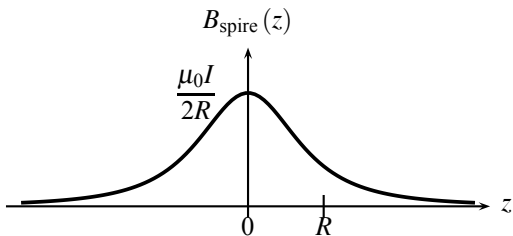
27.2 Champ créé par une bobine longue

1. $\frac{L}{R} = 15$, la formule $B = \mu_0 ni$ est valable.
2. $B = \mu_0 ni = \mu_0 \frac{N}{L} i$ donc $N = 796$ spires.
3. Il s'agit d'un problème d'encombrement spatial. Combien de spires de diamètre $d = 1,5$ mm peut-on enrouler sur une distance $L = 60$ cm ? $L/d = 400$ spires. Il faudra donc 2 couches pour caser les 796 spires.

27.3 Champ créé par une spire sur son axe

1. D'après la règle de la main droite, le champ en M est dirigé suivant $+\vec{u}_z$.
2. $\sin \alpha = \frac{R}{\sqrt{z^2 + R^2}}$. Ainsi : $\vec{B}(M) = \frac{\mu_0 I}{2R} \frac{R^3}{(z^2 + R^2)^{3/2}} \vec{u}_z$. Il est bien selon $+\vec{u}_z$ quand $I > 0$.
3. $B_{\text{spire}}(z) = \frac{\mu_0 I}{2R} \frac{R^3}{(z^2 + R^2)^{3/2}}$ décroît quand on s'éloigne du centre de la spire.

Application numérique : à 10 cm du centre de la bobine la norme du champ vaut $1,1 \cdot 10^{-6}$ T.



CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

27.4 Champ magnétique terrestre

La norme du champ magnétique est $B = \sqrt{B_r^2 + B_\theta^2 + B_\phi^2} = \frac{\mu_0}{4\pi} \mathcal{M} \frac{\sqrt{3 \cos^2 \theta + 1}}{r^3}$. Au centre

de la France métropolitaine : $B = \frac{4\pi \cdot 10^{-7}}{4\pi} (7,9 \cdot 10^{22})^2 \frac{\sqrt{3 \cos^2(42^\circ) + 1}}{(6,4 \cdot 10^6)^3} = 5,4 \cdot 10^{-5} \text{ T}$. (At-

tention à régler la calculatrice sur les degrés pour calculer le cosinus). Ce champ est dirigé vers le bas (car $B_r < 0$) et fait avec l'horizontale un angle α tel que :

$$\tan \alpha = \frac{B_r}{B_\theta} = \frac{2 \cos \theta}{\sin \theta} = 2,2 \quad \text{soit} \quad \alpha = 66^\circ.$$

Au pôle nord magnétique, $\theta = 0$ donc $B_\theta = 0$, le champ magnétique est vertical et dirigé vers le centre de la Terre car $B_r < 0$. À l'équateur magnétique, $\theta = \frac{\pi}{2}$ donc $B_r = 0$, le champ magnétique est horizontal, dirigé vers le nord magnétique car $B_\theta < 0$.

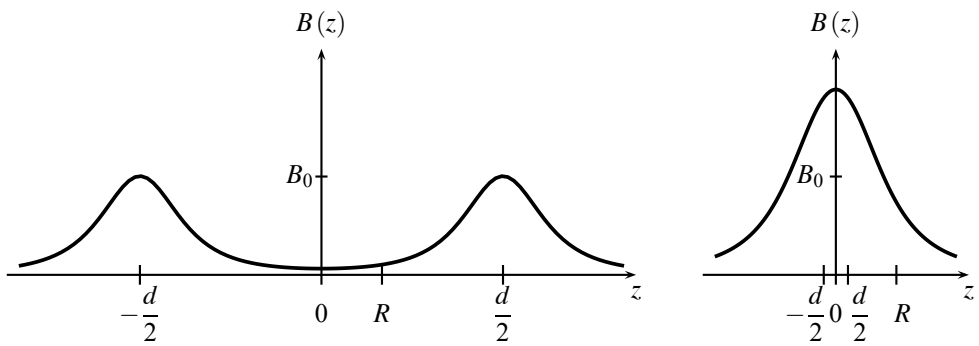
27.5 Bobines de Helmholtz

1. Chaque spire de la bobine centrée en O_1 crée au point M le champ $\frac{\mu_0 I}{2R} \frac{R^3}{\sqrt{(z+d/2)^2 + R^2}} \vec{u}_z$;

chaque spire de la bobine centrée en O_2 crée le champ $\frac{\mu_0 I}{2R} \frac{R^3}{\sqrt{(z-d/2)^2 + R^2}} \vec{u}_z$. Tous ces champs s'ajoutent vectoriellement, donc le champ magnétique en M est :

$$\vec{B}(M) = B_0 \left(\frac{R^3}{\sqrt{(z+d/2)^2 + R^2}} + \frac{R^3}{\sqrt{(z-d/2)^2 + R^2}} \right) \vec{u}_z \quad \text{avec} \quad B_0 = \frac{\mu_0 NI}{2R}.$$

2. Pour $d \gg R$ on observe sur l'axe (Oz) deux maximums de champ électrique à peu près aux centres des deux bobines comme on le voit sur la figure ci-dessous à gauche qui a été tracée avec $d = 6R$.

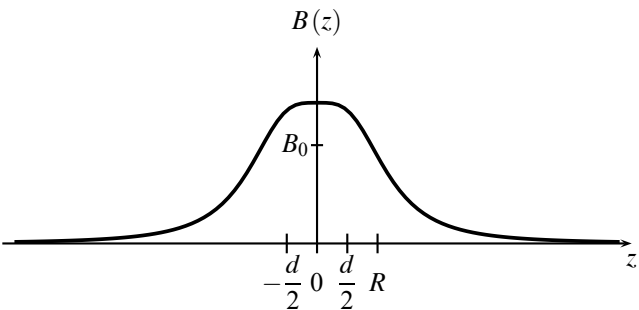


Pour $d \ll R$, on observe un seul maximum de champ électrique, plus important, au point O comme on le voit sur la figure ci-dessus à droite qui a été tracée avec $d = 0,4R$.

3. La fonction $B(z)$ est une fonction paire : $B(-z) = B(z)$; ainsi, les dérivées d'ordre impair $\frac{dB}{dz}(0)$ et $\frac{d^3B}{dz^3}(0)$ sont nulles. Dans le cas $d = R$, la dérivée seconde $\frac{d^2B}{dz^2}(0)$ est nulle aussi, donc le développement limité de $B(z)$ au voisinage de 0 commence au terme d'ordre 4 puisque tous les termes d'ordre inférieur ou égal à 3 sont nuls :

$$B(z) = B(0) + O(z^4).$$

Par suite, $B(z)$ est pratiquement constant autour de 0 ce qui se voit bien sur la figure ci-dessous qui est tracée avec $d = R$.



Ce dispositif permet de créer un champ magnétique quasiment uniforme dans une zone, l'espace entre les bobines, plus facilement accessible que l'intérieur d'un solénoïde.

4. $B(0) = \frac{8}{5\sqrt{5}} \frac{\mu_0 NI}{R} = 2,2 \cdot 10^{-4} \text{ T}.$

CHAPITRE 27 – CHAMP MAGNÉTIQUE

Actions d'un champ magnétique

28

Un champ magnétique, créé par un circuit parcouru par courant ou un aimant, exerce une force sur un autre circuit ou aimant. Dans ce chapitre on apprendra à calculer la force ou le couple exercés par un champ magnétique sur un circuit parcouru par un courant.

1 Force de Laplace

1.1 Force de Laplace sur un tronçon rectiligne dans un champ uniforme

On considère un tronçon de conducteur rectiligne MN parcouru par un courant d'intensité i , comptée positivement de M vers N , et plongé dans un champ magnétique extérieur uniforme $\vec{B}$. L'adjectif « extérieur » signifie que $\vec{B}$ n'est pas créé par le courant passant dans ce conducteur mais par un autre courant ou bien par un aimant ; $\vec{B}$ exerce une force sur le tronçon de conducteur MN appelée **force de Laplace**.

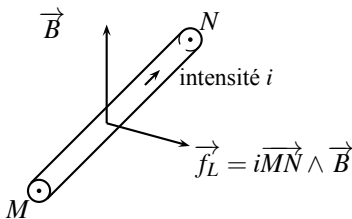


Figure 28.1 – Force de Laplace sur un tronçon de conducteur plongé dans un champ magnétique uniforme.

La force de Laplace, notée $\vec{f}_L$, a les propriétés suivantes :

- $\vec{f}_L$ est perpendiculaire à $\vec{B}$ et à $\overrightarrow{MN}$;
- $\|\vec{f}_L\|$ est proportionnelle à la longueur MN ;

CHAPITRE 28 – ACTIONS D’UN CHAMP MAGNÉTIQUE

- $\|\vec{f}_L\|$ est proportionnelle à l’intensité du courant et $\vec{f}_L$ change de sens si le courant change de sens ;
- $\|\vec{f}_L\|$ est proportionnelle à $\|\vec{B}\|$ et $\vec{f}_L$ change de sens si le champ magnétique change de sens.

La formule vectorielle $\vec{f}_L = i\vec{MN} \wedge \vec{B}$ correspond à ces propriétés. On admettra que :

Un tronçon de conducteur rectiligne MN placé dans un champ magnétique extérieur uniforme $\vec{B}$ et parcouru par un courant d’intensité i , comptée positivement de M vers N , subit la force de Laplace :

$$\vec{f}_L = i\vec{MN} \wedge \vec{B}.$$



Pour voir le sens de la force de Laplace $\vec{f}_L$ sur un schéma, on applique la règle des trois doigts du produit vectoriel (voir appendice *Outils mathématiques*, page 1070).

1.2 Puissance de la force de Laplace

Si le tronçon MN a un mouvement de translation de vitesse $\vec{v}$ dans un référentiel $\mathcal{R}$, la puissance de la force de Laplace dans ce référentiel est :

$$\mathcal{P}(\vec{f}_L) = \vec{f}_L \cdot \vec{v}.$$

Cette puissance n’est pas *a priori* nulle comme l’est la puissance de la force de Lorentz $\vec{f} = q\vec{v}_q \wedge \vec{B}$ exercée par un champ magnétique sur une charge ponctuelle q animée de la vitesse $\vec{v}_q$. La force de Laplace est perpendiculaire à $\vec{MN}$ donc à la vitesse moyenne des électrons qui se déplacent à l’intérieur du conducteur MN et font le courant d’intensité i , mais elle n’est pas perpendiculaire à la vitesse de translation de MN .

La puissance de la force de Laplace n’est pas nécessairement nulle. La force de Laplace peut apporter ou prendre de l’énergie à un conducteur parcouru par un courant électrique en mouvement dans un champ magnétique.

2 Couple magnétique

2.1 Expression du couple magnétique

L’action d’un champ magnétique extérieur *uniforme* sur un circuit fermé est un couple : la somme des forces de Laplace sur les différents tronçons de conducteur constituant le circuit fermé est nulle. En revanche, la somme des moments de ces forces, pris en un point quelconque, est non nulle et indépendante de ce point. Le champ magnétique extérieur uniforme exerce sur le circuit fermé un couple appelé **couple magnétique** ou **couple de Laplace**. L’expression de ce couple, donnée ci-dessous, sera admise. Elle fait intervenir le moment magnétique du circuit $\vec{M}$ qui a été défini au chapitre précédent pour une spire plane et une bobine. Elle est aussi valable pour un aimant.

L'action d'un **champ magnétique extérieur uniforme** $\vec{B}$ sur un circuit quelconque ou un aimant de moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$ est un couple de moment :

$$\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B}.$$

2.2 Exemple : couple magnétique exercé par un champ magnétique uniforme sur une spire rectangulaire

a) Moment du couple de Laplace

On considère une spire rectangulaire $MNPQ$ parcourue par un courant i , compté positif dans le sens $M \rightarrow N \rightarrow P \rightarrow Q$, et plongée dans un **champ magnétique extérieur uniforme** $\vec{B}$.

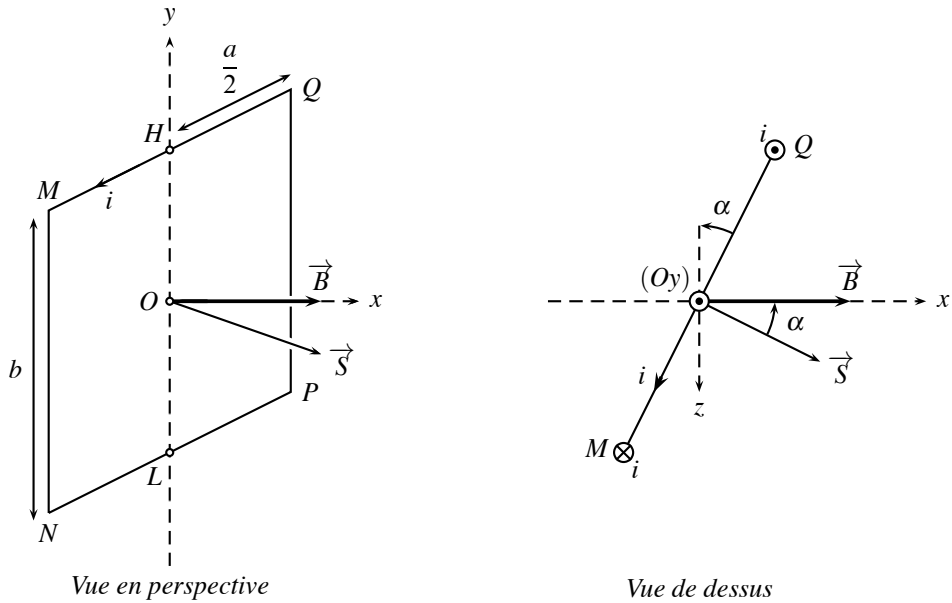


Figure 28.2 – Spire rectangulaire plongée dans un champ magnétique extérieur uniforme.

On appelle O le centre de la spire. On suppose que la spire peut tourner autour de l'axe (Oy) passant par les milieux H et L des côtés MQ et NP respectivement (voir figure 28.2). On pose : $a = NP = QM$ et $b = MN = PQ$; la spire a donc une surface $S = ab$.

On suppose le champ magnétique perpendiculaire à l'axe (Oy) et on prend un axe (Ox) tel que : $\vec{B} = B\vec{u}_x$ avec $B > 0$. L'axe (Oz) complète le trièdre direct $(Oxyz)$.

Quelle est l'expression du couple magnétique subi par cette spire rectangulaire ?

Il faut commencer par visualiser le vecteur surface $\vec{S}$ de la spire : ce vecteur est orthogonal au plan de la spire et dirigé dans le sens donné par la règle de la main droite. Il est représenté sur la figure ci-dessus. Pour l'exprimer, on introduit l'angle orienté α entre le vecteur $\vec{S}$ et

CHAPITRE 28 – ACTIONS D'UN CHAMP MAGNÉTIQUE

(Ox) ; on a alors :

$$\vec{S} = S(\cos \alpha \vec{u}_x + \sin \alpha \vec{u}_z).$$

Le moment magnétique de la spire est $\vec{\mathcal{M}} = i \vec{S}$. Le couple de Laplace est donc :

$$\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B} = i \vec{S} \wedge \vec{B}.$$

Il vient :

$$\vec{\Gamma}_L = iS(\cos \alpha \vec{u}_x + \sin \alpha \vec{u}_z) \wedge (B\vec{u}_x) = iSB \sin \alpha \vec{u}_y.$$

Le moment de ce couple par rapport à l'axe de rotation (Oy) est :

$$\Gamma_{Ly} = \vec{\Gamma}_L \cdot \vec{u}_y = iSB \sin \alpha$$

$\vec{\Gamma}_L$ change de sens si le courant i change de sens ou si le champ magnétique change de sens. Dans le cas de figure 28.2, il tend à faire tourner la spire dans le sens direct autour de (Oy), c'est-à-dire à amener la spire perpendiculaire à $\vec{B}$ avec son vecteur surface parallèle à $\vec{B}$ et de même sens.

b) Puissance du couple de Laplace

Quand la spire $MNPQ$ tourne autour de l'axe (Oy), l'angle α varie dans le temps et la vitesse angulaire de la spire est :

$$\omega = -\dot{\alpha}.$$



Le signe $-$ se voit sur la figure : si la spire tourne dans le sens positif autour de (Oy), l'angle α diminue.

La puissance de l'action mécanique de Laplace sur le cadre est alors :

$$\mathcal{P}_L = \Gamma_{Ly} \omega = -iSB \dot{\alpha} \sin \alpha.$$

c) Complément : vérification de l'expression du couple magnétique

On va calculer le moment par rapport à l'axe (Oy) du couple exercé par le champ magnétique sur la spire $MNPQ$. Pour cela on calcule les moments des forces de Laplace appliquées sur les quatre côtés QM , MN , PQ et NP de la spire dont on admet qu'elles s'appliquent en leur milieux respectifs H , J , K et L les milieux respectifs.

Ces forces sont représentées sur la figure 28.3. On trouve leurs orientations en appliquant la règle des trois doigts du produit vectoriel (voir *Appendice mathématique*, page 1070). L'observation de la figure montre immédiatement que la somme de ces forces est nulle car :

$$\vec{f}_{L,QM} = -\vec{f}_{L,NP} \quad \text{et} \quad \vec{f}_{L,MN} = -\vec{f}_{L,PQ}.$$

Le champ magnétique exerce bien un couple.

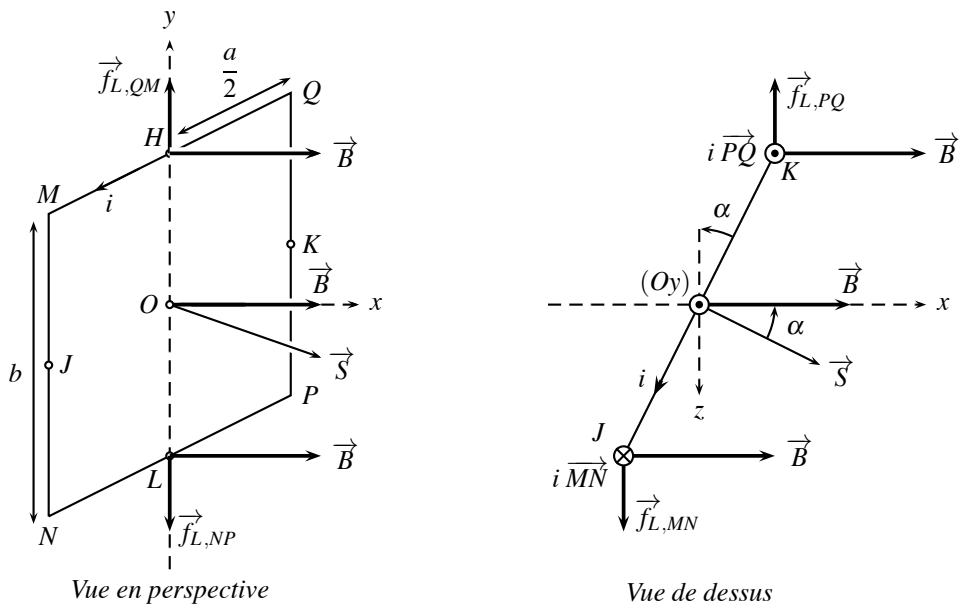


Figure 28.3 – Schéma des moments élémentaires des forces de Laplace.

Les forces $\vec{f}_{L,QM}$ et $\vec{f}_{L,NP}$ ont des moments par rapport à (Oy) nuls car elles sont parallèles à cet axe et, de plus, elles s'appliquent en des points de cet axe.

Les forces $\vec{f}_{L,MN}$ et $\vec{f}_{L,PQ}$ forment un couple. Le moment par rapport à (Oy) de ce couple est :

$$\Gamma_{L,y} = \vec{\Gamma}_L \cdot \vec{u}_y \quad \text{avec} \quad \vec{\Gamma}_L = \vec{OJ} \wedge \vec{f}_{L,MN} + \vec{OK} \wedge \vec{f}_{L,PQ}.$$

On calcule, en introduisant l'angle orienté α entre le vecteur surface de la spire $\vec{S}$ et $\vec{B}$:

$$\vec{f}_{L,MN} = i \vec{MN} \wedge \vec{B} = i(-b\vec{u}_y) \wedge (B\vec{u}_x) = ibB\vec{u}_z,$$

puis :

$$\vec{OJ} \wedge \vec{f}_{L,MN} = \frac{a}{2}(-\sin \alpha \vec{u}_x + \cos \alpha \vec{u}_z) \wedge (ibB\vec{u}_z) = \frac{a}{2}ibB \sin \alpha \vec{u}_y.$$

De même :

$$\vec{f}_{L,PQ} = i \vec{PQ} \wedge \vec{B} = i(b\vec{u}_y) \wedge (B\vec{u}_x) = -ibB\vec{u}_z,$$

et :

$$\vec{OK} \wedge \vec{f}_{L,PQ} = \frac{a}{2}(\sin \alpha \vec{u}_x - \cos \alpha \vec{u}_z) \wedge (-ibB\vec{u}_z) = \frac{a}{2}ibB \sin \alpha \vec{u}_y.$$

Finalement :

$$\vec{\Gamma}_L = iabB \sin \alpha \vec{u}_y$$

On trouve bien le même résultat qu'avec la formule $\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B} = i \vec{S} \wedge \vec{B}$.

3 Action d’un champ magnétique uniforme sur un aimant

3.1 Orientation d’un aimant

Le couple magnétique exercé par un champ magnétique $\vec{B}$ sur un aimant de moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$ tend à aligner le vecteur $\vec{\mathcal{M}}$ sur le vecteur $\vec{B}$. On peut s’en convaincre en considérant le cas d’un aimant pouvant tourner autour d’un pivot d’axe (Oz) représenté sur la figure :

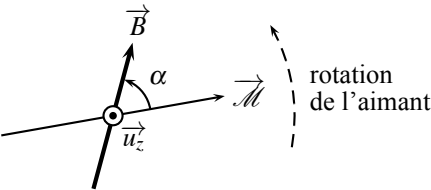


Figure 28.4 – Rotation d’un aimant dans un champ magnétique.

Dans la configuration de la figure, le couple exercé par le champ magnétique sur l’aimant est $\vec{\Gamma}_L = \mathcal{M}B \sin \alpha \vec{u}_z$. Ce couple est porté par $+\vec{u}_z$, il tend donc à faire tourner l’aimant dans le sens positif autour de $\vec{u}_z$, indiqué par la règle de la main droite. L’effet de $\vec{\Gamma}_L$ est donc d’amener le moment magnétique dans la direction et le sens du champ magnétique. Lorsque l’aimant est parallèle au champ magnétique, l’angle α est nul, le couple s’annule et l’aimant peut rester dans cette position.

Le couple magnétique exercé par un champ magnétique extérieur $\vec{B}$ sur un aimant de moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$ tend à aligner le vecteur $\vec{\mathcal{M}}$ sur le vecteur $\vec{B}$.

3.2 Positions d’équilibre

Les positions d’équilibre sont celles pour lesquelles le couple $\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B}$ s’annule. D’après les propriétés du produit vectoriel il y en a deux : $\vec{\mathcal{M}}$ parallèle à $\vec{B}$ et de même sens, soit $\alpha = 0$, ou bien $\vec{\mathcal{M}}$ antiparallèle à $\vec{B}$ (c’est-à-dire parallèle et de sens contraire), soit $\alpha = \pi$.

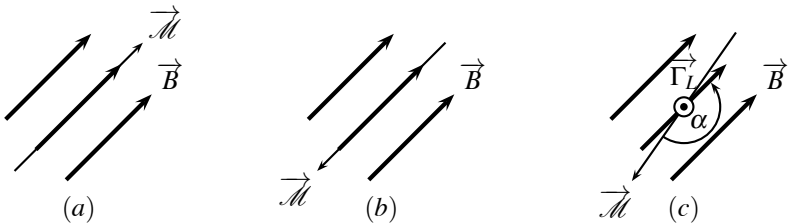


Figure 28.5 – Aimant dans un champ magnétique : (a) position d’équilibre stable ; (b) position d’équilibre instable ; (c) perturbation de l’équilibre instable.

La position antiparallèle n’est pas stable : si l’aimant tourne d’un angle faible dans le sens positif, comme sur la figure 28.5.(c), le couple qui apparaît est dirigé vers l’avant de la figure

et tend donc à faire tourner l'aimant dans le sens trigonométrique ce qui l'éloigne de la position antiparallèle.

3.3 Application : la boussole

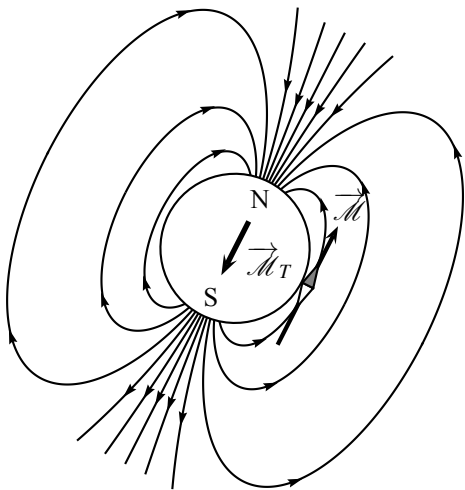


Figure 28.6 – Orientation d'une boussole dans le champ magnétique terrestre de surface.

Le champ magnétique de la Terre se modélise, en première approximation, par un moment magnétique de valeur $\mathcal{M} = 7,9.10^{22} \text{ A}\cdot\text{m}^2$ placé au centre de la planète et orienté du pôle nord géomagnétique¹ vers le pôle sud géomagnétique. Le pôle nord de cet aimant est donc du côté du pôle sud géomagnétique et vice versa. Les lignes de champ sortent de la Terre du côté du pôle sud géomagnétique et entrent dans la Terre du côté du pôle nord géomagnétique (voir figure 28.6).

À la surface de la Terre, l'aiguille d'une boussole, constitué d'un petit aimant de moment magnétique $\vec{M}$ s'oriente spontanément sur le champ magnétique terrestre $\vec{B}_T$ et son pôle nord indique la direction du nord géomagnétique de la Terre.

3.4 Effet moteur d'un champ magnétique tournant

a) Création d'un champ magnétique tournant

On peut obtenir un champ magnétique tournant avec le dispositif représenté sur la figure 28.7. Deux bobines $\mathcal{B}_x$ et $\mathcal{B}_y$ d'axes respectifs (Ox) et (Oy) sont parcourues par des courants d'intensités respectives $i_x(t)$ et $i_y(t)$ comptées positivement dans le sens direct autour de (Ox) et (Oy) respectivement. La bobine $\mathcal{B}_x$ crée en O le champ dépendant du temps $\vec{B}_x(O,t) = Ki_x(t)\vec{u}_x$ et $\mathcal{B}_y$ crée en O le champ $\vec{B}_y(O,t) = Ki_y(t)\vec{u}_y$. K est un facteur commun aux deux

1. Le pôle nord géomagnétique n'est pas tout à fait confondu avec le pôle nord géographique.

CHAPITRE 28 – ACTIONS D’UN CHAMP MAGNÉTIQUE

bobines qui dépend de leur géométrie et de constantes fondamentales. Les champs des deux bobines s’ajoutent vectoriellement et le champ résultant en O est :

$$\vec{B}(t) = \vec{B}_x(O,t) + \vec{B}_y(O,t).$$

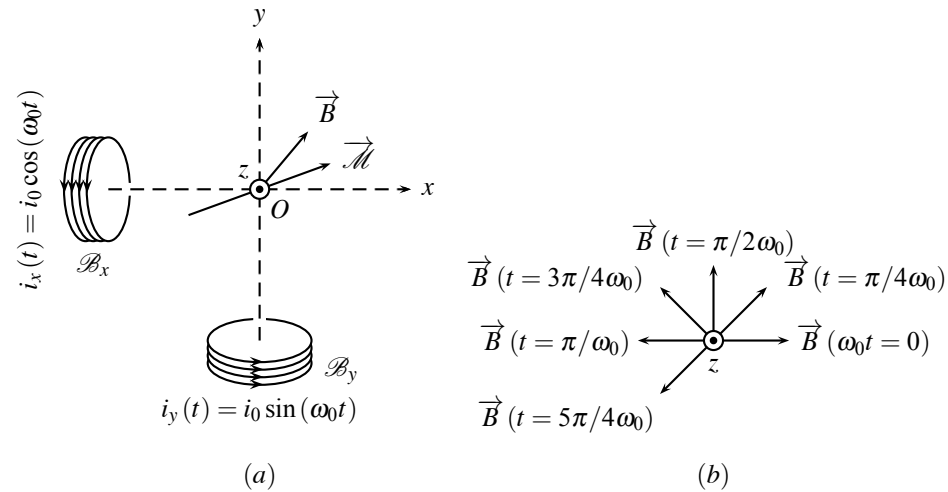


Figure 28.7 – Champ magnétique tournant entraînant un aimant permanent. (a) dispositif expérimental (b) champ tournant.

On fait en sorte que les intensités dans les deux bobines varient sinusoïdalement dans le temps, avec la même amplitude I_0 et la même pulsation ω_0 , et soient en quadrature de phase :

$$i_x(t) = I_0 \cos(\omega_0 t) \quad \text{et} \quad i_y(t) = I_0 \sin(\omega_0 t).$$

Le champ total créé par les deux bobines en O est alors :

$$\vec{B}(t) = \begin{pmatrix} Ki_x(t) \\ Ki_y(t) \\ 0 \end{pmatrix} = KI_0 \begin{pmatrix} \cos(\omega_0 t) \\ \sin(\omega_0 t) \\ 0 \end{pmatrix}.$$

C’est un vecteur tournant autour de l’axe (Oz) à la vitesse angulaire ω_0 (voir figure 28.7.(b)).

On crée un champ magnétique tournant avec deux bobines d’axes perpendiculaires, alimentées par des courants en quadrature de phase.

b) Action sur un aimant

Qualitativement, lorsqu’on place un aimant en O , mobile en rotation autour de l’axe (Oz) , le champ magnétique exerce un couple sur l’aimant de moment magnétique $\vec{M}$. Ainsi l’aimant tourne pour s’orienter parallèlement au champ magnétique. Quand celui-ci tourne, celui-là en fait de même. L’aimant tourne donc à la vitesse angulaire ω_0 autour de (Oz) . C’est le principe des moteurs synchrones, dans lesquels le champ magnétique et l’aimant tournent à la même vitesse angulaire.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- force de Laplace sur un tronçon conducteur rectiligne placé dans un champ magnétique extérieur uniforme
- couple de Laplace sur une spire plane placée dans un champ magnétique extérieur uniforme
- action d'un champ magnétique extérieur uniforme sur un aimant
- positions d'équilibres d'un aimant placé dans un champ magnétique extérieur uniforme
- effet moteur d'un champ tournant

SAVOIR-FAIRE

- étudier les positions d'équilibre d'un aimant dans un champ magnétique extérieur uniforme
- différencier le champ magnétique extérieur subi du champ magnétique propre créé par le courant filiforme
- mettre en œuvre un dispositif expérimental pour étudier l'action d'un champ magnétique uniforme sur une boussole
- créer un champ magnétique tournant à l'aide de 2 ou 3 bobines et mettre en rotation une aiguille aimantée

MOTS-CLÉS

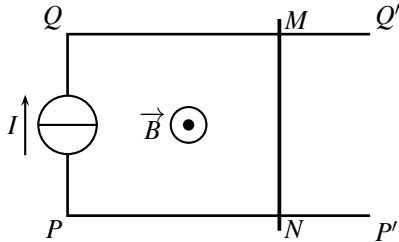
- force de Laplace
- couple de Laplace
- champ tournant
- aimant

CHAPITRE 28 – ACTIONS D’UN CHAMP MAGNÉTIQUE

S’ENTRAÎNER

28.1 Canon magnétique (★)

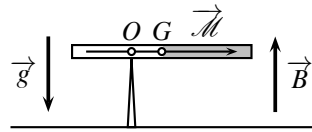
On considère le circuit électrique plan ci-dessous, dans lequel le conducteur MN de masse $m = 500 \text{ g}$ peut glisser sans frottement et sans que le contact électrique soit rompu, sur les conducteurs QQ' et PP' . L'ensemble est placé dans un champ magnétique uniforme $\vec{B}$ normal au plan du circuit. La distance entre les rails est $\ell = 10 \text{ cm}$.



Le circuit est alimenté par une source de courant stationnaire I . Déterminer la valeur de B_0 pour qu'on puisse accélérer la masse jusqu'à une vitesse $v = 2,4 \cdot 10^3 \text{ m} \cdot \text{s}^{-1}$ sur une distance $d = 3 \text{ m}$ si on peut produire un courant $I = 1 \cdot 10^3 \text{ A}$.

28.2 Aimant en équilibre (★)

Un aimant très fin, de moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$ et de masse m , est en contact avec une pointe verticale en un point O différent de son centre de gravité G . Il est soumis à l'action d'un champ magnétique uniforme $\vec{B}$ et à son poids.



Quelle doit être la distance $d = OG$ pour que l'aimant soit en équilibre en position horizontale ?

28.3 Petites oscillations d'une aiguille de boussole (★)

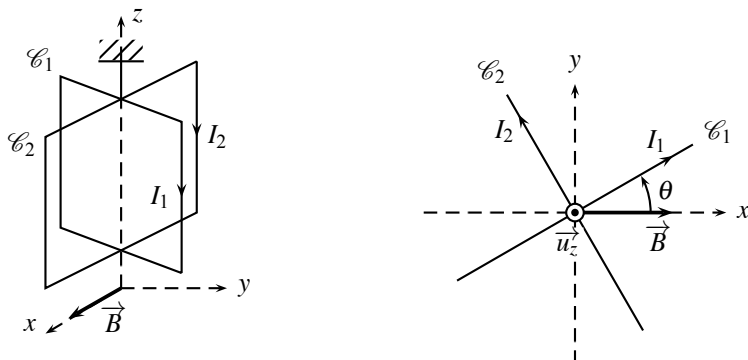
Une aiguille de boussole, de moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$, peut tourner librement autour d'un axe vertical passant par son centre de gravité G . Son moment d'inertie par rapport à cet axe est J . Elle est placée dans un champ magnétique uniforme et stationnaire horizontal $\vec{B}$.

1. Déterminer la période des petites oscillations de l'aiguille autour de sa position d'équilibre.
2. On peut utiliser cette relation pour mesurer la composante horizontale $\vec{B}_H$ du champ magnétique terrestre, sans avoir à connaître ni la valeur de la norme $\mathcal{M}$ du moment magnétique, ni la valeur de J . On réalise pour cela deux expériences. Dans la première expérience on place l'aiguille à l'intérieur d'une bobine dans laquelle passe un courant qui crée un champ $\vec{B}_{\text{bob}}$ de même direction et sens que $\vec{B}_H$ et de norme $B_{\text{bob}} > B_H$; on mesure la période T_1 des petites oscillations. Dans la deuxième expérience, on inverse le sens du courant passant dans la bobine et on mesure la période T_2 des petites oscillations.

Exprimer B_H en fonction de B_{bob} et du rapport $\frac{T_1}{T_2}$.

28.4 Deux cadres croisés (★)

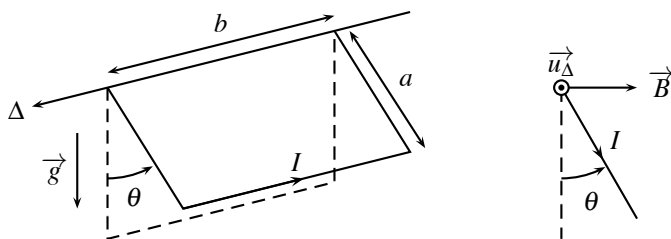
Deux cadres rectangulaires identiques $\mathcal{C}_1$ et $\mathcal{C}_2$ sont rigidement fixés l'un à l'autre de manière à ce que leurs plans forment un angle droit. L'ensemble est suspendu à un fil souple et tourne librement autour de l'axe vertical (Oz) matérialisé par le fil. $\mathcal{C}_1$ et $\mathcal{C}_2$ sont parcourus par des courants d'intensités respectives I_1 et I_2 constantes. Ils sont placés dans un champ magnétique uniforme, stationnaire et horizontal $\vec{B} = B\vec{u}_x$.



Trouver la relation entre le rapport I_1/I_2 et l'angle θ entre le plan du cadre $\mathcal{C}_1$ et le plan (Ozx) à l'équilibre.

28.5 Équilibre d'un cadre (★)

Un cadre conducteur rectangulaire, de largeur a et longueur b , tourne sans frottement autour d'un axe horizontal Δ coïncidant avec l'un de ses grands côtés. Sa position est repérée par l'angle θ entre son plan et le plan vertical contenant Δ . La masse du cadre est m , son moment d'inertie par rapport à Δ est J . Un dispositif, non représenté sur la figure, impose un courant d'intensité I constante dans le cadre.

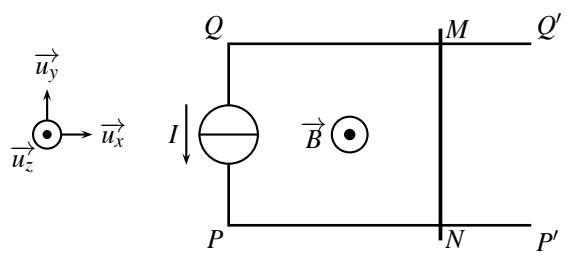


Le cadre est placé dans un champ magnétique uniforme et stationnaire $\vec{B}$, horizontal et perpendiculaire à l'axe Δ .

1. Quelle est la position d'équilibre θ_0 ?
2. On écarte légèrement le cadre de sa position d'équilibre. Exprimer la pulsation des petites oscillations alors observées en fonction de J , a , b , I , B , m et g .

CORRIGÉS

28.1 Canon magnétique



La barre MN est soumise à la force de Laplace : $\vec{F}_L = I \overrightarrow{MN} \wedge \vec{B} = I (\ell \vec{u}_y) \wedge (B \vec{u}_z) = I \ell B \vec{u}_x$. Elle est aussi soumise à son poids $m \vec{g} = -mg \vec{u}_z$ et aux réactions $\vec{R}_M$ et $\vec{R}_N$ des deux rails qui sont selon $\vec{u}_z$ puisque la barre se déplace sans frottement. La loi de la quantité de mouvement appliquée à la barre s'écrit : $m \vec{a} = \vec{F}_L + m \vec{g} + \vec{R}_M + \vec{R}_N$. Le mouvement étant horizontal :

$$\vec{a} = \frac{1}{m} \vec{F}_L = \frac{I \ell B}{m} \vec{u}_x.$$

On a donc : $\ddot{x} = \frac{I \ell B}{m}$, $\dot{x} = \frac{I \ell B}{m} t$ (en supposant la vitesse initiale nulle) et $x(t) = x(0) + \frac{I \ell B}{2m} t^2$.

La vitesse v voulue est atteinte à l'instant $t_0 = \frac{mv}{I \ell B}$ et la distance parcourue à ce moment est

$d = x(t_0) - x(0) = \frac{I \ell B}{2m} t_0^2 = \frac{mv^2}{2I \ell B}$. Le champ magnétique nécessaire est : $B = \frac{mv^2}{2I \ell d} \simeq 5 \text{ T}$. C'est un champ assez important.

28.2 Aimant en équilibre

L'aimant est soumis à trois actions : le couple magnétique de moment : $\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B}$, le poids de moment en O : $\vec{\mathcal{M}}_O(\text{poids}) = \overrightarrow{OG} \wedge m \vec{g}$ et la force de réaction de la pointe de moment en O nul puisqu'elle s'applique en ce point.

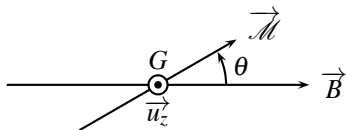
On définit un vecteur $\vec{u}_x$, orthogonal au plan de la feuille, dirigé vers le lecteur. Alors, lorsque l'aimant est en position horizontale : $\vec{\Gamma}_L = \mathcal{M} B \vec{u}_x$ et $\vec{\mathcal{M}}_O(\text{poids}) = -dmg \vec{u}_x$.

D'après le théorème du moment cinétique au point O appliqué au cadre, l'aimant est en équilibre si :

$$\vec{\Gamma}_L + \vec{\mathcal{M}}_O(\text{poids}) = \vec{0} \quad \Leftrightarrow \quad d = \frac{\mathcal{M} B}{mg}.$$

28.3 Petites oscillations d'un aimant

1. On appelle (Gz) l'axe de rotation de l'aiguille et on note θ l'angle son moment magnétique avec au champ magnétique.



L'aiguille est soumise à son poids qui s'applique en G donc a un moment nul par rapport à l'axe (Gz) , à la réaction de l'axe qui a un moment nul par rapport à (Gz) parce l'aiguille tourne librement (c'est-à-dire sans frottement) et au couple magnétique dont le moment par rapport à (Gz) est :

$$\Gamma_{Lz} = \vec{\Gamma}_L \cdot \vec{u}_z = (\vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B}) \cdot \vec{u}_z = (\mathcal{M} B \sin(-\theta) \vec{u}_z) \cdot \vec{u}_z = -\mathcal{M} B \sin \theta.$$

Attention au signe de l'angle dans le sinus : pour calculer le produit vectoriel, on part de $\vec{\mathcal{M}}$ pour aller vers $\vec{B}$, on parcourt l'angle $-\theta$.

Le théorème du moment cinétique, appliqué à l'aiguille par rapport à l'axe (Gz) s'écrit :

$$J \frac{d^2 \theta}{dt^2} = -\mathcal{M} B \sin \theta.$$

Dans le cas de petites oscillations, $\theta \ll 1$ et $\sin \theta \simeq \theta$. L'équation devient :

$$\frac{d^2 \theta}{dt^2} + \frac{\mathcal{M} B}{J} \theta = 0.$$

C'est l'équation d'un oscillateur harmonique de période : $T = 2\pi \sqrt{\frac{J}{\mathcal{M} B}}$.

2. Dans les deux expériences le champ magnétique créé par la bobine s'ajoute vectoriellement au champ magnétique terrestre. Dans la première expérience, le champ résultant a pour

norme $B = B_H + B_{\text{bob}}$ donc : $T_1 = 2\pi \sqrt{\frac{J}{\mathcal{M} (B_H + B_{\text{bob}})}}$. Dans la deuxième expérience, le champ de la bobine est en direction opposée du champ magnétique terrestre donc le champ

résultant a pour norme $B = B_{\text{bob}} - B_H$ et $T_2 = 2\pi \sqrt{\frac{J}{\mathcal{M} (B_{\text{bob}} - B_H)}}$.

De ces deux équations on tire : $B_H = B_{\text{bob}} \frac{1 - \left(\frac{T_1}{T_2}\right)^2}{1 + \left(\frac{T_1}{T_2}\right)^2}$.

28.4 Deux cadres croisés

Le solide $\mathcal{C}_1 + \mathcal{C}_2$ est soumis à deux couples de Laplace. Pour calculer ces couples il faut d'abord exprimer les moments magnétiques des deux cadres. On note S la valeur de la surface commune aux deux cadres. En appliquant la règle de la main droite on trouve :

$$\vec{\mathcal{M}}_1 = I_1 S (-\sin \theta \vec{u}_x + \cos \theta \vec{u}_y) \quad \text{et} \quad \vec{\mathcal{M}}_2 = I_2 S (-\cos \theta \vec{u}_x - \sin \theta \vec{u}_y).$$

CHAPITRE 28 – ACTIONS D'UN CHAMP MAGNÉTIQUE

Les couples de Laplace sont :

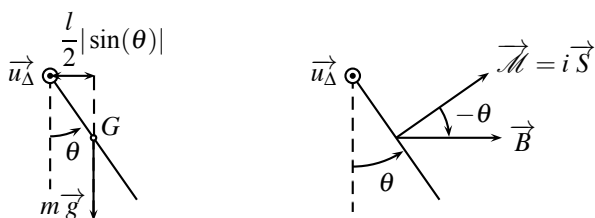
$$\vec{\Gamma}_1 = \vec{\mathcal{M}}_1 \wedge \vec{B} = -I_1 SB \cos \theta \vec{u}_z \quad \text{et} \quad \vec{\Gamma}_2 = \vec{\mathcal{M}}_2 \wedge \vec{B} = I_2 SB \sin \theta \vec{u}_z.$$

En plus de ces couples, le solide est soumis à son poids et à la tension du fil de suspension, forces dont les moments par rapport à l'axe (Oz) sont nuls. À l'équilibre, d'après le théorème du moment cinétique par rapport à l'axe (Oz) appliqué à $\mathcal{C}_1 + \mathcal{C}_2$:

$$\vec{\Gamma}_1 \cdot \vec{u}_z + \vec{\Gamma}_2 \cdot \vec{u}_z = 0 \quad \Leftrightarrow \quad \tan \theta = \frac{I_1}{I_2}.$$

28.5 Équilibre d'un cadre

1. Le cadre est soumis à son poids $m\vec{g}$, au couple de Laplace $\vec{\Gamma}_L$ et à l'action de liaison.



On exprime le couple de Laplace en s'aidant de la figure ci-dessus à droite :

$$\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B} = i\vec{S} \wedge \vec{B} = iabB \sin(-\theta) \vec{u}_\Delta = -iabB \sin \theta \vec{u}_\Delta.$$

Son moment par rapport à l'axe de rotation Δ est : $\mathcal{M}_\Delta(\text{Laplace}) = \vec{\Gamma}_L \cdot \vec{u}_\Delta = -iabB \sin \theta$.

On s'aide de la figure ci-dessus à gauche, sur laquelle G est le centre de gravité du cadre, pour calculer, par la méthode du bras de levier, le moment du poids par rapport à Δ :

$$\mathcal{M}_\Delta(\text{poids}) = -\frac{a}{2} mg \sin \theta.$$

La liaison pivot est réputée parfaite : $\mathcal{M}_\Delta(\text{liaison}) = 0$.

Le théorème du moment cinétique par rapport à l'axe Δ appliqué au cadre à l'équilibre s'écrit :

$$-iabB \sin \theta_0 - \frac{a}{2} mg \sin \theta_0 = 0 \quad \text{d'où} \quad \theta_0 = 0.$$

2. Le théorème du moment cinétique par rapport à l'axe Δ appliqué au cadre s'écrit :

$$J \frac{d^2 \theta}{dt^2} = -iabB \sin \theta - \frac{a}{2} mg \sin \theta.$$

Dans le cas d'oscillations de faible amplitude, on linéarise l'équation qui devient :

$$J \frac{d^2 \theta}{dt^2} + a \left(ibB + \frac{mg}{2} \right) \theta = 0.$$

C'est l'équation d'un oscillateur harmonique de période : $T = 2\pi \sqrt{\frac{J}{a \left(ibB + \frac{mg}{2} \right)}}$.

Lois de l'induction

29

On a vu dans le chapitre consacré au champ magnétique qu'un courant électrique crée un champ magnétique. Dans ce chapitre on va voir dans quelles conditions un champ magnétique peut, réciproquement, créer un courant électrique. C'est le phénomène d'induction électromagnétique, dont les applications sont très nombreuses : alternateur de centrale électrique, transformateur, chauffage par induction, etc.

1 Expériences d'induction électromagnétique

1.1 Expérience historique de Faraday

L'expérience schématisée ci-dessous a été réalisée par Faraday¹, en 1831.

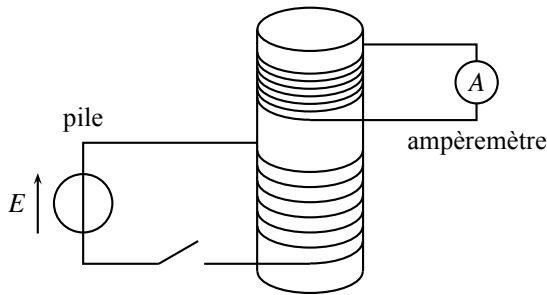


Figure 29.1 – Expérience de Faraday.

Deux enroulements de fils sur un cylindre en bois étaient reliés l'un à une pile par l'intermédiaire d'un interrupteur, l'autre à un ampèremètre. Dans un premier temps, Faraday espérait mesurer un courant avec l'ampèremètre en alimentant le premier enroulement pour créer un champ magnétique. Quand l'interrupteur était fermé, il n'observait rien. Il se rendit compte cependant que l'aiguille de l'ampèremètre déviait dans un sens, de manière très brève, à la

1. Michael Faraday, 1791 – 1867, physicien anglais, célèbre pour ses travaux fondateurs en électromagnétisme. Il fut membre de la Royal Society, où il fonda les leçons du vendredi, toujours en vigueur. Il contribua aussi à l'étude de l'électrochimie, et fut professeur de chimie à l'académie militaire de Wollwich.

CHAPITRE 29 – LOIS DE L'INDUCTION

fermeture de l'interrupteur et dans l'autre sens à l'ouverture. Pour amplifier le phénomène, il utilisa une batterie de plusieurs piles et remplaça le cylindre en bois par un cylindre en fer doux. Il arriva à la conclusion que c'était la **variation** du courant dans le premier circuit qui était à l'origine du courant électrique détecté dans le second. Il publia ses résultats en 1831. Pour l'anecdote, le physicien américain, Joseph Henry, avait fait presque la même expérience un an plus tôt mais n'avait pas publié ses résultats.

Faraday utilisa cette découverte pour construire le premier générateur électrique de courant alternatif, qui fut l'une des plus importantes innovations de l'époque.

1.2 Autres expériences

a) Expérience avec un aimant et une bobine

On effectue l'expérience représentée sur la figure 29.2 : une bobine est reliée à un ampère-mètre, ils forment un circuit électrique fermé. On approche un aimant, le pôle nord de celui-ci avançant vers la bobine. On constate l'apparition d'un courant dans la bobine dans le sens indiqué sur la figure ; ce courant est appelé courant induit. Il est d'autant plus fort que l'aimant avance vite.

Si on éloigne l'aimant, le courant est dans l'autre sens. Si on retourne l'aimant et qu'on avance le pôle sud de l'aimant vers la bobine, le sens du courant est le même que quand on éloigne le pôle nord.

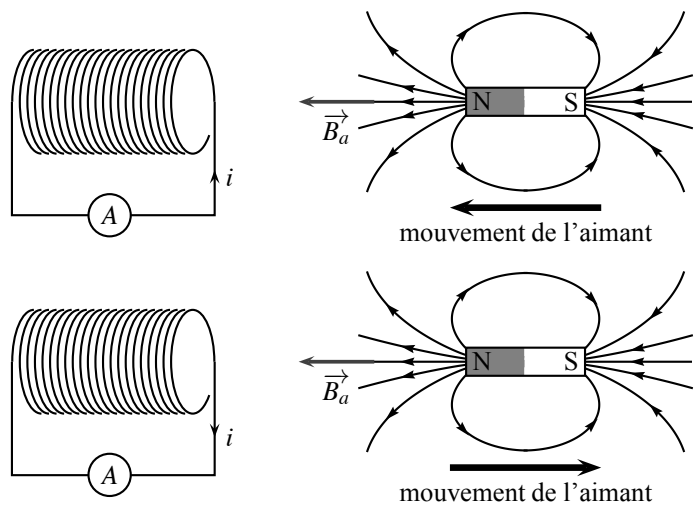


Figure 29.2 – Courant induit par un aimant en déplacement. La flèche indique le sens réel du courant induit.

Si on déplace la bobine au lieu de l'aimant, les résultats sont identiques : le sens du courant est le même que l'on approche la bobine de l'aimant fixe, ou que l'on approche l'aimant de la bobine fixe.

b) Expérience avec deux bobines

Si on remplace l'aimant par une bobine alimentée par un générateur de courant qui impose une intensité I constante (voir figure 29.3), on observe encore un courant dans l'autre bobine non alimentée. Le courant induit dans la deuxième bobine est de sens opposé au courant dans la première bobine quand on rapproche les deux bobines et de même sens quand on les éloigne.

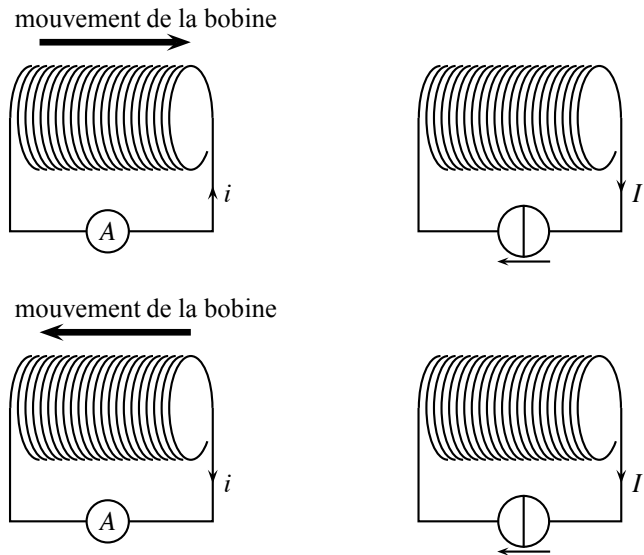


Figure 29.3 – Courant induit par déplacement d'une bobine. La flèche indique le sens réel du courant.

1.3 Interprétation

Ces expériences mettent en évidence le phénomène d'**induction électromagnétique** qui se manifeste par l'apparition d'un courant dans un circuit fermé sans qu'il y ait de générateur dans le circuit.

La condition pour voir un **phénomène d'induction** dans un circuit est que *le champ magnétique « traversant le circuit » varie dans le temps*. Cette variation peut avoir deux causes :

1. le circuit est plongé dans un champ magnétique variable,
2. le circuit se déplace dans un champ magnétique.

Dans l'expérience de Faraday on est dans le premier cas au moment où l'on ouvre ou ferme l'interrupteur. Ce cas est observé aussi dans les autres expériences, quand on déplace l'aimant ou la bobine qui est alimentée par un générateur. La deuxième cas est observé dans les expériences précédentes quand on déplace la bobine qui est reliée à l'ampèremètre.

2 Loi de Faraday

L'équation régissant le phénomène d'induction est la loi de Faraday qui est exposée dans le paragraphe suivant. Cette loi fait intervenir une grandeur reliée au circuit et au champ magnétique dans lequel il est placé : le **flux magnétique**.

2.1 Flux magnétique

a) Flux d'un champ magnétique uniforme à travers une spire plane

Soit une spire plane de forme quelconque placée dans un champ magnétique uniforme $\vec{B}$. On suppose qu'un sens positif conventionnel pour le courant circulant dans la spire a été choisi. Par définition :

Le **flux magnétique** traversant la spire est :

$$\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S},$$

où $\vec{S}$ est le vecteur surface de la spire

Le vecteur surface a été défini au chapitre *Champ magnétique*, page 929.

Le flux magnétique est une grandeur algébrique. Son signe dépend du choix d'orientation de la spire et il est changé en son opposé si le champ magnétique change de sens. Il est positif si les vecteurs $\vec{B}$ et $\vec{S}$ sont dans le même sens.

Exemple

On considère une spire rectangulaire de surface S placée dans un champ magnétique uniforme vertical $\vec{B}$ de norme B (figure 29.4).

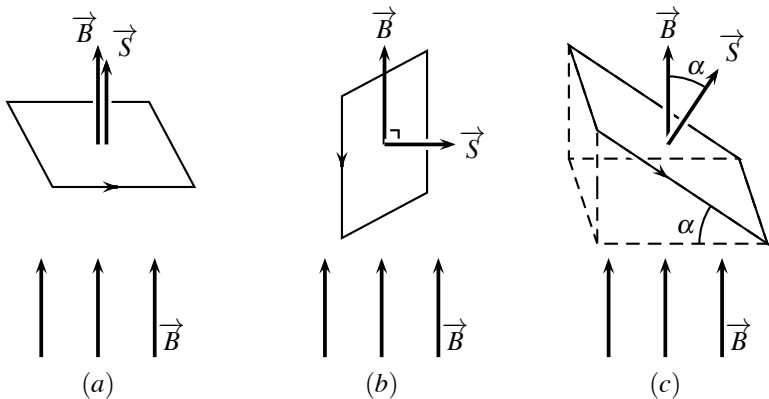


Figure 29.4 – Flux du champ magnétique à travers une spire rectangulaire.

- Dans le cas (a), le champ magnétique traverse orthogonalement la surface de la spire,

les vecteurs $\vec{B}$ et $\vec{S}$ sont colinéaires et $\varphi = BS \cos(0) = BS$. On peut l'interpréter en disant que la spire offre une surface S au champ.

- Dans le cas (b), la spire est parallèle au champ magnétique donc les vecteurs $\vec{B}$ et $\vec{S}$ sont orthogonaux et $\varphi = BS \cos\left(\frac{\pi}{2}\right) = 0$. Le champ magnétique ne traverse pas la spire.
- Dans le cas (c), les vecteurs $\vec{B}$ et $\vec{S}$ font un angle α et $\varphi = BS \cos \alpha$. La surface offerte au champ magnétique est seulement projection de S sur un plan perpendiculaire à $\vec{B}$ qui vaut $S \cos \alpha$.

b) Flux d'un champ magnétique uniforme à travers une bobine

Le flux magnétique à travers une bobine est égal à la somme des flux magnétiques à travers toutes ses spires.

c) Unité de flux magnétique

L'unité de flux champ magnétique est le **weber**², de symbole Wb. Comment exprimer les weber dans les unités de base du Système International ? Dans le chapitre sur le champ magnétique, on montre que le tesla, unité du champ magnétique, est identique à des $\text{kg.s}^{-2}.\text{A}^{-1}$. Ainsi :

$$\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S} \quad \text{donc} \quad \text{Wb} = \text{T.m}^2 = \text{m}^2.\text{kg.s}^{-2}.\text{A}^{-1}.$$

2.2 Force électromotrice induite

Dans toutes les expériences décrites dans le premier paragraphe, une *variation du flux magnétique* φ à travers le circuit provoque l'apparition d'un courant dans celui-ci.

En 1831, Faraday déduisit de ses expériences la loi suivante :

Loi de Faraday :

Le courant induit dans le circuit est égal à celui que produit un générateur fictif dont la force électromotrice e , appelée **force électromotrice induite** (en abrégé **f.é.m. induite**), est donnée par la formule :

$$e = -\frac{d\varphi}{dt},$$

où φ est le flux magnétique à travers le circuit.

Rappelons qu'il existe deux types de situations où l'on observe un phénomène d'induction :

- un conducteur est plongé dans un champ magnétique variable ;
- un conducteur se déplace dans une zone où règne un champ magnétique.

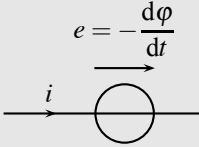
2. En l'honneur de Wilhelm Eduard Weber, 1804 – 1891, physicien allemand, professeur et directeur de l'observatoire de l'université de Göttingen, connu pour ses travaux sur l'électrodynamique.

CHAPITRE 29 – LOIS DE L'INDUCTION

2.3 Convention d'algébrisation

Si l'on veut étudier un circuit électrique qui est le siège d'un phénomène d'induction électromagnétique, il faut ajouter dans le schéma électrocinétique le générateur induit. Dans quel sens doit-on placer la flèche de ce générateur ? La réponse est donnée par le schéma ci-dessous : la flèche du générateur induit doit être mise dans le sens positif conventionnel pour le courant i dans le circuit.

La f.é.m. induite e est comptée positive dans le sens conventionnel positif du courant.

$$e = -\frac{d\phi}{dt}$$


2.4 La loi de Faraday est-elle toujours applicable ?

La loi de Faraday, sous la forme de l'équation $e = -\frac{d\phi}{dt}$, n'est pas toujours vérifiée dans le cas d'un conducteur en mouvement dans une zone où règne un champ magnétique.

a) Premier exemple

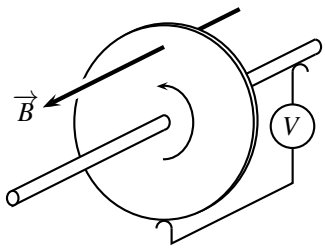


Figure 29.5 – Roue de Barlow.

On considère tout d'abord le cas d'un circuit dans lequel une f.é.m. est induite, mais sans variation de flux : la roue de Barlow. Un disque de surface S tourne autour de son axe. L'ensemble est en métal conducteur et plongé dans un champ magnétique uniforme et stationnaire. Deux contacts glissants relient le centre du disque à sa périphérie pour mesurer, avec un voltmètre, la f.é.m. induite.

Le flux du champ magnétique $\vec{B}$ à travers la roue de surface S est simplement BS . Ce flux reste constant lors du mouvement de la roue, alors qu'on observe expérimentalement une f.é.m. différente de 0. La loi de Faraday n'est ici pas applicable.

b) Deuxième exemple

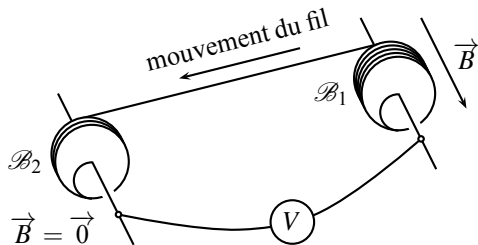


Figure 29.6 – Expérience d'André Blondel.

On considère maintenant le cas, assez rare, d'un circuit où nulle f.é.m. n'est induite alors que le flux du champ magnétique varie au cours du temps : l'expérience d'André Blondel. Deux bobines, $\mathcal{B}_1$ et $\mathcal{B}_2$, tournent autour de leurs axes, qui restent parallèles. On déroule une bobine afin d'enrouler le fil électrique sur l'autre, comme le montre le schéma. Deux contacts, placés sur les axes des spires, permettent de mesurer la f.é.m. induite au moyen d'un voltmètre. La bobine $\mathcal{B}_1$ est placée dans une région où règne un champ magnétique uniforme et stationnaire, parallèle à son axe. La bobine $\mathcal{B}_2$ est dans une zone de l'espace sans aucun champ magnétique.

Si l'on note n_1 le nombre de spires de la bobine $\mathcal{B}_1$, alors n_1 diminue au cours du temps lorsqu'on la déroule. Le flux du champ magnétique $\vec{B}$ à travers les n_1 spires de la bobine $\mathcal{B}_1$, chacune de surface S , vaut n_1BS . Bien que ce flux varie au cours du temps, nulle f.é.m. n'est expérimentalement induite.

c) Conditions d'application de la loi de Faraday dans le cas d'un conducteur en mouvement dans un champ magnétique

On admet la condition suffisante de validité de la loi de Faraday suivante :

Dans le cas d'un conducteur en mouvement dans un champ magnétique, la loi de Faraday est valable si :

1. le conducteur constitue un circuit à travers lequel le flux magnétique est défini à chaque instant,

2. le conducteur coupe des lignes de champ magnétique dans son mouvement.

L'exemple suivant précise l'expression « couper des lignes de champ magnétique ».

Exemple

Une tige conductrice $\mathcal{T}$ déplace en translation en restant en contact électrique avec un conducteur en forme de U. L'ensemble est plongé dans un champ magnétique $\vec{B}$ perpendiculaire au plan du circuit formé par les deux conducteurs (figure 29.7).
Le champ magnétique existe en tout point du circuit ; on peut le comparer à un champ

CHAPITRE 29 – LOIS DE L'INDUCTION

d'épis de blé. Si l'on imagine que la tige $\mathcal{T}$ est tranchante, les vecteurs $\vec{B}$ sont coupés par $\mathcal{T}$ dans son mouvement, de façon analogue au blé moissonné.

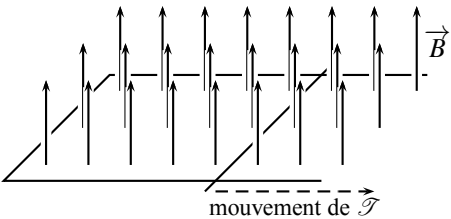


Figure 29.7 – Justification de la loi de Faraday.

Dans cette situation il y a un phénomène d'induction et on peut appliquer la loi de Faraday.

Dans le premier exemple le conducteur en mouvement ne délimite pas un circuit filiforme. Dans le deuxième exemple le circuit électrique ne coupe aucune ligne de champ magnétique : lors de son mouvement, il passe « entre les lignes de $\vec{B}$ ».

3 Loi de Lenz

La loi de Lenz³ est une loi empirique qualitative que l'on peut énoncer ainsi :

Loi de Lenz :

Les phénomènes d'induction s'opposent, par leurs effets, aux causes qui leur ont donné naissance.

Les manifestations de la loi de Lenz sont très diverses.

Exemple

Considérons la première expérience du paragraphe 1.2, page 954. Quand on approche l'aimant de la bobine la norme du champ $\vec{B}_a$ qu'il crée au niveau de celle-ci augmente ; or le courant induit, qui est dans le sens indiqué sur la figure 29.2, crée un autre champ magnétique dirigé vers la droite, d'après la règle de la main droite, donc de sens contraire à $\vec{B}_a$. Ainsi le courant induit crée un champ qui s'oppose à l'augmentation de la norme du champ magnétique au niveau de la bobine. C'est une manifestation de la loi de Lenz.

3. En l'honneur de son découvreur, Heinrich Friedrich Emil Lenz, 1804 – 1865, physicien balte d'origine allemande, sujet russe, professeur puis recteur à l'université de Saint Pétersbourg.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- loi de Faraday
- algébrisation de la loi de Faraday

SAVOIR-FAIRE

- évaluer un flux magnétique
- décrire, mettre en œuvre et interpréter des expériences illustrant les lois de Lenz et de Faraday

MOTS-CLÉS

- | | | |
|-------------------|------------------|-------------|
| • flux magnétique | • loi de Lenz | • induction |
| • f.é.m. induite | • loi de Faraday | |

CHAPITRE 29 – LOIS DE L'INDUCTION

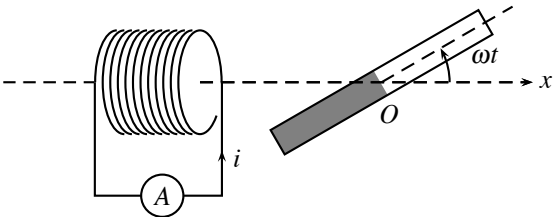
S'ENTRAÎNER

29.1 Induction par déplacement dans un champ uniforme (★)

1. On translate une spire plane placée dans un champ magnétique uniforme et stationnaire. Observe-t-on un phénomène d'induction ?
2. On met en rotation une spire plane placée dans un champ magnétique uniforme et stationnaire. Observe-t-on un phénomène d'induction ?

29.2 Aimant et bobine (★)

1. Une bobine comporte $N = 500$ spires de rayon moyen $r = 5$ cm. Un barreau aimanté est placé sur l'axe (Ox) de la bobine, parallèlement à celui-ci, à une distance telle que le champ qu'il crée au centre de la bobine vaut $0,3$ T. Quel est l'ordre de grandeur du flux magnétique envoyé par l'aimant à travers la bobine ?



2. On fait tourner l'aimant à la vitesse angulaire $\omega = 10 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}$ autour d'un axe perpendiculaire à (Ox). Quel est l'ordre de grandeur de l'amplitude de la f.é.m. induite dans la bobine ?

29.3 Influence du champ terrestre sur un téléphone portable (★★)

Un expérimentateur tient son téléphone portable dans sa main. Son bras passe rapidement d'une position horizontale à une position verticale afin d'entrer en communication. La composante horizontale du champ magnétique terrestre vaut environ $2 \cdot 10^{-5}$ T. Évaluer l'ordre de grandeur de la f.é.m. induite dans le téléphone lors de son déplacement. Commenter.

Pour répondre à cette question, le lecteur est libre de modéliser le phénomène de manière personnelle, mais crédible.

CORRIGÉS

29.1 Induction par déplacement dans un champ uniforme

1. Quand on translate la spire, son orientation dans l'espace ne change pas donc son vecteur surface $\vec{S}$ reste constant. Elle coupe des lignes de champ magnétique, sauf si elle est translatée parallèlement au champ $\vec{B}$. Cependant, le flux du champ magnétique uniforme $\vec{B}$, $\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S}$, reste constant donc la f.é.m. induite est nulle et on ne voit pas de phénomène d'induction.
2. Si l'on fait tourner la spire autour d'un axe fixe, l'un de ses côtés au moins coupe des lignes de champ magnétique, il y a donc induction si le flux magnétique varie. Le vecteur surface de la spire tourne de la même façon que la spire. Si elle tourne autour d'un axe parallèle au champ magnétique, le flux $\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S}$ reste constant et on ne voit pas de phénomène d'induction. Si la spire tourne autour d'un axe non parallèle à $\vec{B}$, le flux varie et il y a une f.é.m. induite. L'amplitude de variation du flux est maximale si l'axe de rotation est perpendiculaire à $\vec{B}$: le flux oscille alors entre BS et $-BS$, en notant B la norme de $\vec{B}$ et S la surface de la spire.

29.2 Aimant en rotation

1. L'ordre de grandeur du flux magnétique envoyé par l'aimant à travers la bobine est :

$$\varphi \sim N\pi r^2 B_0 \sim 1 \text{ Wb.}$$

2. Le flux magnétique oscille entre la valeur précédente et son opposé avec une période $T = \frac{2\pi}{\omega}$. D'après la loi de Faraday, la f.é.m. induite est $e = -\frac{d\varphi}{dt}$. Elle oscille avec la même période et l'ordre de grandeur de son amplitude est :

$$e \sim \omega\varphi \sim 10 \text{ V.}$$

29.3 Influence du champ terrestre sur un téléphone portable

Il n'y a pas de réponse unique à cette question. L'auteur propose d'évaluer la surface du circuit du téléphone à celle d'un téléphone, soit environ $S \approx 5 \text{ cm} \times 10 \text{ cm} = 50 \text{ cm}^2$.

De plus, le flux magnétique est initialement nul à travers le téléphone quand il est posé à plat. On propose de considérer le cas le plus défavorable pour son arrivée près de l'oreille, avec toute la surface offerte au champ magnétique. Alors le flux final vaut $\varphi_f \approx BS$. La variation de flux entre l'instant initial et final est $\Delta\varphi = \varphi_f - \varphi_i \approx BS$.

La durée du mouvement du téléphone est d'environ $\Delta t \approx 0,5 \text{ s}$.

D'où une f.é.m. induite d'environ $e = -\frac{\Delta\varphi}{\Delta t} \approx -2 \cdot 10^{-7} \text{ V}$.

Cette f.é.m. ne perturbe pas le fonctionnement du téléphone car elle est très faible devant les tensions manipulées dans un téléphone (de l'ordre du mV).

CHAPITRE 29 – LOIS DE L’INDUCTION

Circuit fixe dans un champ magnétique variable

30

Dans ce chapitre, on étudie des phénomènes d'induction dans des circuits fixes mettant en jeu des champs magnétiques variant dans le temps.

1 Auto-induction

1.1 Coefficient d'auto-induction

On considère un circuit filiforme, parcouru par un courant d'intensité i , une spire par exemple, bien que ce puisse être n'importe quel autre circuit plus compliqué (voir figure 30.1 page suivante). Ce circuit crée un champ magnétique $\vec{B}$, dont la norme est proportionnelle à l'intensité i du courant qui le traverse. Étant donné que les lignes de champ magnétique s'enroulent autour des fils, ce champ magnétique traverse le circuit qui lui a donné naissance et crée donc un flux magnétique à travers ce circuit. Ce flux est appelé **flux propre** et noté φ_p .

L'expression de φ_p est compliquée car le champ n'est pas nécessairement uniforme sur toute la surface du circuit. Toutefois, φ_p est proportionnel à la norme de $\vec{B}$, qui est elle-même proportionnelle à l'intensité i du courant. On peut donc affirmer que φ_p est proportionnel à i .

Le **flux propre** à travers un circuit, flux du champ magnétique qu'il crée lui-même, s'écrit :

$$\varphi_p = Li,$$

où i est l'intensité dans le circuit et L le **coefficient d'auto-induction**.

Le coefficient L est aussi appelé **auto-inductance** ou encore **inductance propre**.

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

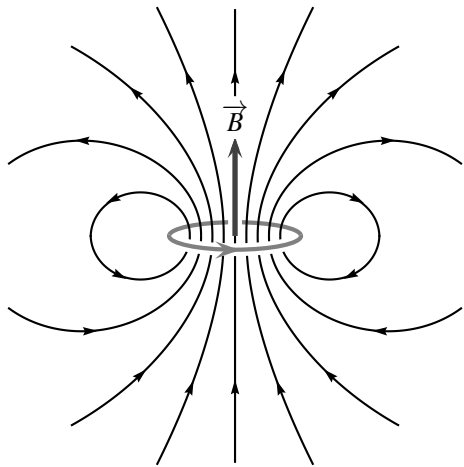


Figure 30.1 – Lignes de champ magnétique (en noir) d'une spire circulaire (en gris).



L'inductance propre et l'inductance vue dans le cours d'électrocinétique sont identiques.

Comme on a vu en électrocinétique, l'unité d'inductance est le **henry**¹, noté H. Comment exprimer les henrys dans les unités de base du système international ? On a montré dans le chapitre précédent que le weber Wb, unité de flux magnétique, s'exprime sous la forme $\text{kg.m}^2.\text{s}^{-2}.\text{A}^{-1}$. On peut donc écrire en utilisant la définition de l'auto-inductance :

$$\varphi_p = Li \quad \text{donc} \quad \text{Wb} = \text{H.A} \quad \text{soit} \quad \text{H} = \text{m}^2.\text{kg}.\text{s}^{-2}.\text{A}^{-2}.$$

Ce résultat n'est pas à retenir. Il montre l'intérêt à utiliser une unité dérivée afin d'alléger les notations.

L'auto-inductance d'un circuit est toujours *positive*. Il est possible de le vérifier en considérant la figure 30.1, sur laquelle la flèche indique le sens *réel* du courant. Si on choisit pour sens conventionnel positif le long de la spire ce même sens, alors $i > 0$ et, en appliquant la règle de la main droite, on constate que le champ magnétique traverse la surface de la spire dans le sens positif donc que $\varphi_p > 0$. Si l'on fait le choix inverse, i et φ_p sont tous les deux négatifs. Le signe du flux propre est donc toujours le même que celui de l'intensité. Il en résulte que :

Une auto-inductance est toujours positive.

1. En l'honneur de Joseph Henry, 1797 – 1878, physicien américain, successivement professeur de « natural philosophy » à Princeton, directeur de la Smithsonian Institution et président de la National Academy of Sciences. Ses travaux abordèrent avec éclectisme de nombreux thèmes, dont la météorologie. Il reste célèbre pour sa découverte des phénomènes d'auto-induction et de mutuelle induction, exposés dans son article de 1838, *On Electro-Dynamic Induction*. Faraday découvrit en même temps ces phénomènes au Royaume-Uni, mais Henry publia en premier.

1.2 Exemple de calcul d’une inductance propre

On calcule l’auto-inductance L d’un solénoïde de longueur ℓ comportant N spires de surface S . On note $\vec{u}$ un vecteur unitaire parallèle à l’axe de la bobine et on choisit le sens conventionnel positif pour l’intensité i dans les spires qui est donné par la règle de la main droite avec le vecteur $\vec{u}$.

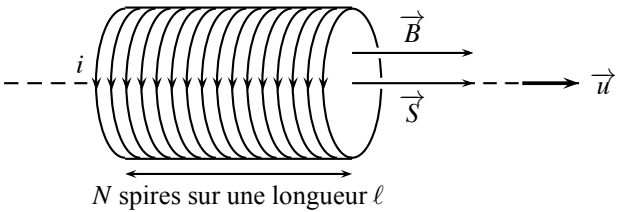


Figure 30.2 – Solénoïde dont on calcule l’inductance propre.

Le champ magnétique créé dans la bobine a pour expression :

$$\vec{B} = \mu_0 \frac{N}{\ell} i \vec{u}.$$

Le flux de ce champ à travers *une* spire du solénoïde est :

$$\varphi_{\text{spire}} = \vec{B} \cdot \vec{S} = \left(\mu_0 \frac{N}{\ell} i \vec{u} \right) \cdot (S \vec{u}) = \mu_0 \frac{N}{\ell} Si.$$

Le flux total à travers les N spires, c’est-à-dire le flux propre à travers le solénoïde, est :

$$\varphi_p = N \varphi_{\text{spire}} = \mu_0 \frac{N^2}{\ell} Si.$$

On identifie alors l’expression de l’auto-inductance :

$$\varphi_p = Li = \mu_0 \frac{N^2}{\ell} Si \quad \text{donc} \quad L = \mu_0 \frac{N^2}{\ell} S.$$

Numériquement, pour une bobine de 1000 spires de rayon $a = 3$ cm, réparties sur une longueur $\ell = 30$ cm : $L = 4\pi \cdot 10^{-7} \times \frac{1000^2}{30 \cdot 10^{-2}} \times \pi (3 \cdot 10^{-2})^2 = 12$ mH.

1.3 Force électromotrice auto-induite

Si l’intensité du courant traversant le circuit varie dans le temps, le flux propre varie et il apparaît donc une force électromotrice induite, nommée **force électromotrice auto-induite** et notée $e_p(t)$. D’après la loi de Faraday :

$$e_p(t) = -\frac{d\varphi_p}{dt} \quad \text{soit} \quad e_p(t) = -L \frac{di}{dt},$$

en supposant que l’auto-inductance L ne dépend pas du temps, c’est-à-dire que le circuit ne se déforme pas.

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

1.4 Schéma électrique

Pour tenir compte du phénomène d’auto-induction il faut incorporer dans le schéma électrique du circuit :

- soit un générateur de tension de f.e.m. $e_p(t) = -L \frac{di}{dt}$ avec sa flèche *dans le sens conventionnel positif du courant* (soit en convention générateur),
- soit une inductance L , telle que la tension à ses bornes, en convention récepteur, est :

$$u_L(t) = L \frac{di}{dt}.$$

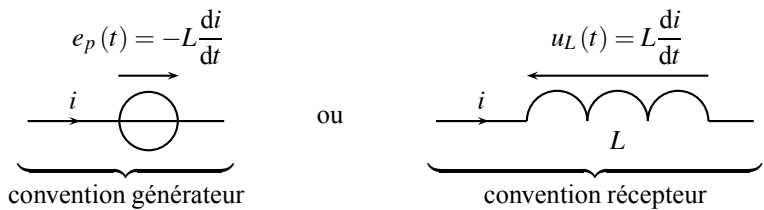


Figure 30.3 – Schéma électrique équivalent pour l’auto-induction.

1.5 Loi de Lenz

Ces résultats sont cohérents avec la loi de modération de Lenz. Supposons, par exemple, qu’un générateur impose une intensité croissante dans le circuit : $\frac{di}{dt} > 0$. Alors,

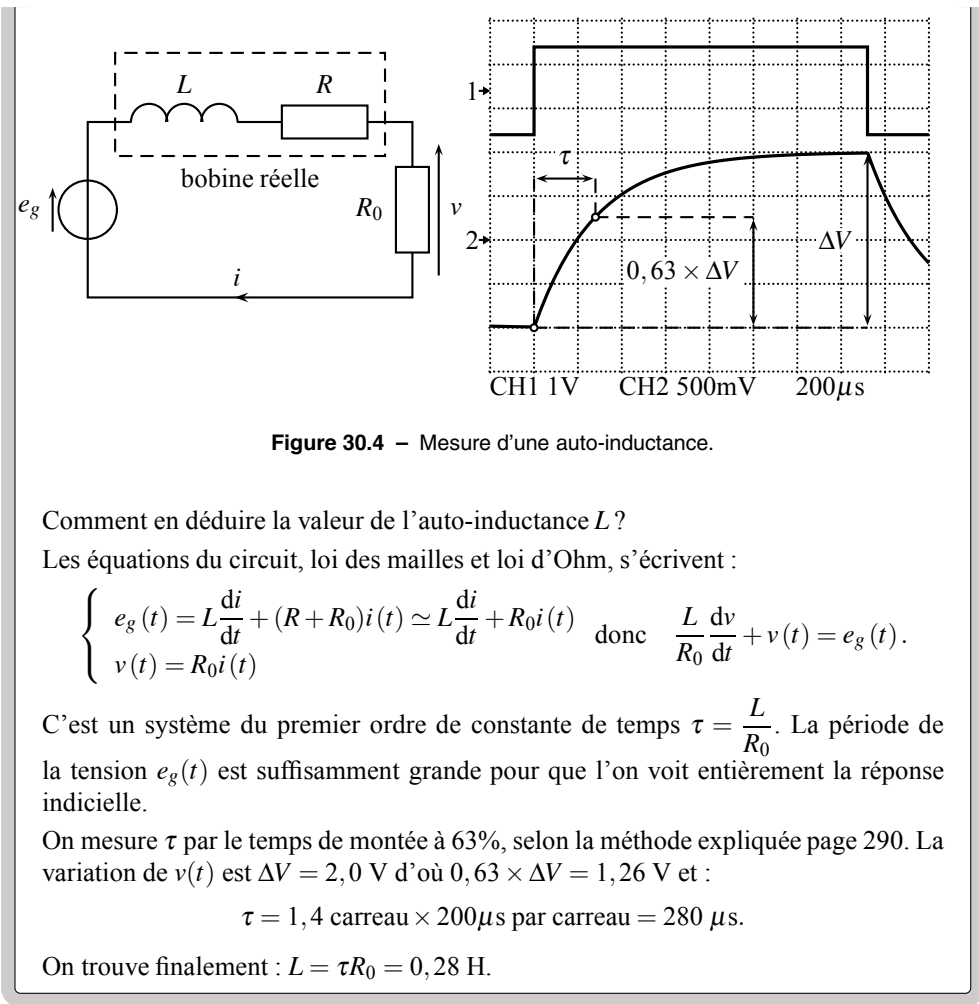
$e_p(t) = -L \frac{di}{dt} < 0$ et d’après le schéma électrique de la figure 30.3, cette f.é.m. induite négative s’oppose à l’augmentation du courant.

1.6 Mesure de l’inductance propre d’une bobine

Expérience

Pour mesurer l’inductance propre L d’une bobine on réalise un circuit série comportant un générateur de force électromotrice $e_g(t)$, cette bobine et une résistance R_0 (voir figure 30.4). Le fil de cuivre enroulé qui constitue la bobine a une résistance électrique R qui est en général de l’ordre de quelques Ω . On choisit une résistance $R_0 = 1,0 \text{ k}\Omega$, très supérieure à R . Ainsi, la résistance totale dans le circuit est $R_0 + R \simeq R_0$.

On observe à l’oscilloscope la tension $e_g(t)$ aux bornes du générateur sur la voie 1 et la tension $v(t)$ aux bornes de la résistance R_0 sur la voie 2. Dans l’exemple montré sur la figure, $e_g(t)$ est un signal créneau.



Comment en déduire la valeur de l'auto-inductance L ?

Les équations du circuit, loi des mailles et loi d'Ohm, s'écrivent :

$$\begin{cases} e_g(t) = L \frac{di}{dt} + (R + R_0)i(t) \simeq L \frac{di}{dt} + R_0 i(t) & \text{donc} \quad \frac{L}{R_0} \frac{dv}{dt} + v(t) = e_g(t). \\ v(t) = R_0 i(t) \end{cases}$$

C'est un système du premier ordre de constante de temps $\tau = \frac{L}{R_0}$. La période de la tension $e_g(t)$ est suffisamment grande pour que l'on voit entièrement la réponse indicielle.

On mesure τ par le temps de montée à 63%, selon la méthode expliquée page 290. La variation de $v(t)$ est $\Delta V = 2,0 \text{ V}$ d'où $0,63 \times \Delta V = 1,26 \text{ V}$:

$$\tau = 1,4 \text{ carreau} \times 200 \mu\text{s par carreau} = 280 \mu\text{s}.$$

On trouve finalement : $L = \tau R_0 = 0,28 \text{ H}$.

1.7 Bilan d'énergie

On reprend le montage électrique de la figure 30.4. Afin de mener un bilan de puissance, on multiplie la loi des mailles par $i(t)$:

$$e_g(t) i(t) = L \frac{di}{dt} i(t) + R_0 i^2(t) \quad \text{soit} \quad e_g(t) i(t) = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L i^2(t) \right) + R_0 i^2(t).$$

On reconnaît dans cette relation :

- la puissance $\mathcal{P}_g = e_g(t) i(t)$ cédée au circuit par le générateur,
- la puissance $\mathcal{P}_{\text{Joule}} = R_0 i^2(t)$, dissipée par effet Joule dans la résistance R_0

Ainsi :

$$\mathcal{P}_g - \mathcal{P}_{\text{Joule}} = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L i^2(t) \right).$$

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

On constate que l'énergie apportée par le générateur est supérieure à l'énergie dissipée par effet Joule : la différence est stockée dans le circuit. Il s'agit de l'énergie du champ magnétique créé par le circuit.

Cette énergie est de la forme : $\frac{1}{2}Li^2 + \text{constante}$. Si l'intensité s'annule, le champ magnétique s'annule et l'énergie aussi, ce qui montre que la constante est égale à zéro.

L'énergie magnétique d'un circuit d'auto-inductance L parcouru par un courant d'intensité i est :

$$\mathcal{E}_{\text{magné}} = \frac{1}{2}Li^2.$$

Cette loi est déjà apparue dans le cours d'électrocinétique.

2 Induction mutuelle

2.1 Coefficient d'induction mutuelle

La figure 30.5 présente une situation de grande importance pratique. Un premier circuit (une spire par exemple, bien que ce puisse être n'importe quel autre circuit plus compliqué) que l'on appellera dans la suite circuit 1, est parcouru par un courant d'intensité i_1 et crée un champ magnétique $\vec{B}_1$, dont la norme est proportionnelle à l'intensité i_1 . Un deuxième circuit, appelé circuit 2, est disposé dans le champ $\vec{B}_1$, dont il intercepte des lignes de champ. Le champ $\vec{B}_1$ a ainsi un flux non nul à travers le circuit 2. On note ce flux $\varphi_{1 \rightarrow 2}$: c'est le flux envoyé par le circuit 1 à travers le circuit 2.

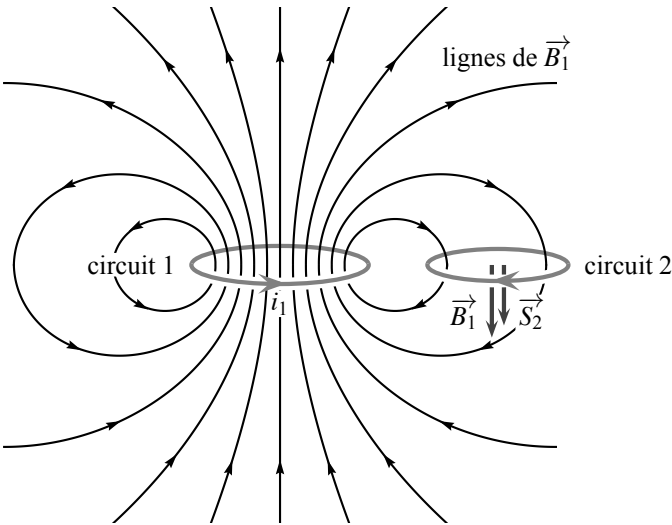


Figure 30.5 – Deux circuits magnétiquement couplés.

L'expression de ce flux magnétique $\varphi_{1 \rightarrow 2}$ est compliquée car $\vec{B}_1$ n'est pas nécessairement

uniforme sur toute la surface du circuit 2. Toutefois, on sait que $\varphi_{1 \rightarrow 2}$ est proportionnel à la norme de $\vec{B}_1$, qui est elle-même proportionnelle à l'intensité i_1 du courant. On peut donc affirmer que le flux $\varphi_{1 \rightarrow 2}$ est proportionnel à i_1 , ce qui s'écrit :

$$\varphi_{1 \rightarrow 2} = M_{1 \rightarrow 2} i_1,$$

où $M_{1 \rightarrow 2}$ est un coefficient, qui s'exprime en henrys.

De même, si le circuit 2 est parcouru par un courant i_2 , il crée un champ magnétique $\vec{B}_2$ qui a un flux non nul à travers le circuit 1. On appelle ce flux $\varphi_{2 \rightarrow 1}$, c'est le flux magnétique envoyé par le circuit 2 à travers le circuit 1. Ce flux est proportionnel à i_2 :

$$\varphi_{2 \rightarrow 1} = M_{2 \rightarrow 1} i_2.$$

Comme on peut s'en convaincre en observant la figure 30.5, plus le circuit 2 est exposé au champ magnétique $\vec{B}_1$, plus le circuit 1 est exposé au champ magnétique $\vec{B}_2$. En fait, les coefficients $M_{1 \rightarrow 2}$ et $M_{2 \rightarrow 1}$ sont égaux d'après le théorème de **Neumann**² que l'on admettra ici. Leur valeur commune M est appelé **inductance mutuelle** entre les circuits 1 et 2.

Les flux magnétiques envoyés réciproquement l'un à travers l'autre deux circuits sont donnés par les formules :

$$\varphi_{1 \rightarrow 2} = M i_1 \quad \text{et} \quad \varphi_{2 \rightarrow 1} = M i_2,$$

où M est l'**inductance mutuelle** entre les deux circuits.

L'inductance mutuelle se mesure en henry, de symbole H.



L'intensité du courant qui apparaît dans l'expression de ces flux est à chaque fois l'intensité dans le circuit qui crée le champ magnétique.

Le signe de M dépend du choix arbitraire de l'orientation des deux circuits. En effet, si l'on inverse le sens positif de i_2 , alors, d'après la règle de la main droite, le vecteur surface du circuit 2 est changé en son opposé, donc $\varphi_{1 \rightarrow 2} = M i_1$ est changé en son opposé ; or i_1 ne change pas de signe, donc M est changé en son opposé.

Le signe de l'inductance mutuelle est arbitraire. Il dépend des orientations des deux circuits.

2. nommé d'après son découvreur, Franz Ernst Neumann, 1798 – 1895, physicien allemand, professeur à l'université de Königsberg, dont les recherches portèrent sur la cristallographie, la thermodynamique, les ondes lumineuses et l'induction.

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

2.2 Forces électromotrices induites dans des circuits couplés par mutuelle induction

On considère deux circuits 1 et 2 **couplés par mutuelle induction**, c'est-à-dire tels que le coefficient de mutuelle induction est non nul. Dès qu'il existe un courant variable dans l'un, au moins, des circuits, il y a des f.é.m. induites dans les deux circuits. Quelle est la f.é.m.induite dans chacun des circuits ?

Le flux magnétique à travers le circuit 1 est la somme de deux termes :

- le flux de son propre champ $\vec{B}_1$ qui s'écrit $\varphi_{1,p} = L_1 i_1$, où L_1 est le coefficient d'auto-induction du circuit 1,
- le flux $\varphi_{2 \rightarrow 1}$ du champ $\vec{B}_2$ du circuit 2 : $\varphi_{2 \rightarrow 1} = M i_2$.

Le flux total à travers le circuit 1 est donc :

$$\varphi_1 = \varphi_{1,p} + \varphi_{2 \rightarrow 1} = L_1 i_1 + M i_2.$$

La f.é.m. induite dans ce circuit est alors, d'après la loi de Faraday :

$$e_1(t) = -\frac{d\varphi_1}{dt} \quad \text{soit} \quad e_1(t) = -L_1 \frac{di_1}{dt} - M \frac{di_2}{dt}.$$

On procède de même pour la f.é.m. induite dans le circuit 2 :

$$\varphi_2 = \varphi_{2,p} + \varphi_{1 \rightarrow 2} = L_2 i_2 + M i_1 \quad \text{donc} \quad e_2(t) = -L_2 \frac{di_2}{dt} - M \frac{di_1}{dt}.$$

2.3 Schéma électrique

Pour tenir compte des phénomènes d'induction dans les deux circuits on a deux possibilités :

1. On incorpore dans les schémas des circuits 1 et 2 des générateurs tension de f.é.m. respectives $e_1(t) = -L_1 \frac{di_1}{dt} - M \frac{di_2}{dt}$ et $e_2(t) = -L_2 \frac{di_2}{dt} - M \frac{di_1}{dt}$ avec leurs flèches *dans le sens conventionnel positif du courant*, soit en convention générateur.

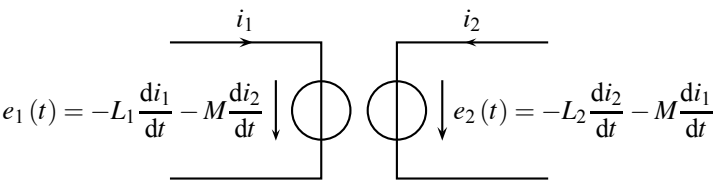
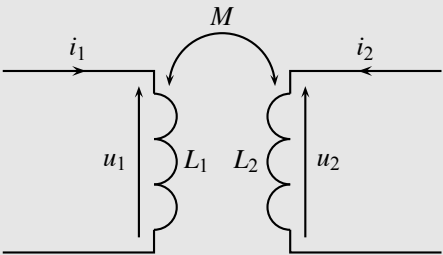


Figure 30.6 – Circuits électriques équivalents (convention générateur).

2. On représente les circuits en plaçant entre eux le quadripôle (composant relié par quatre fils) défini dans l'encadré ci-dessous.

Le schéma électrique représentant deux bobines idéales couplées par mutuelle inductance est :



Il correspond aux lois :

$$u_1(t) = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \quad \text{et} \quad u_2(t) = L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt},$$

qui s'appliquent avec la *convention récepteur* des deux côtés.

2.4 Étude de deux circuits couplés

a) Situation étudiée

L'expérience étudiée est représentée sur la figure 30.7. Deux bobines sont placées face à face pour que le champ magnétique créé par chacune d'elles traverse l'autre. La bobine 1 est alimentée par un générateur de f.é.m. variable $e_g(t)$, tandis que la bobine 2 est simplement fermée sur elle-même. Des courants d'intensités $i_1(t)$ et $i_2(t)$ circulent respectivement dans les bobines 1 et 2.

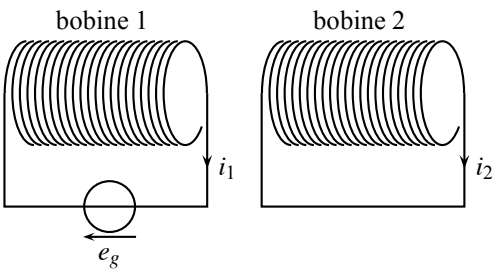


Figure 30.7 – Deux circuits en mutuelle induction.

b) Équations électriques

Pour obtenir les équations vérifiées par les intensités on représente le schéma électrique de l'expérience. Il faut tenir compte du fait que les bobines ne sont pas idéales et qu'elles ont des résistances R_1 et R_2 .

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

Première méthode On représente les deux circuits séparément, en incorporant dans chacun les générateurs induits. C’est ce qui est fait sur la figure 30.8.

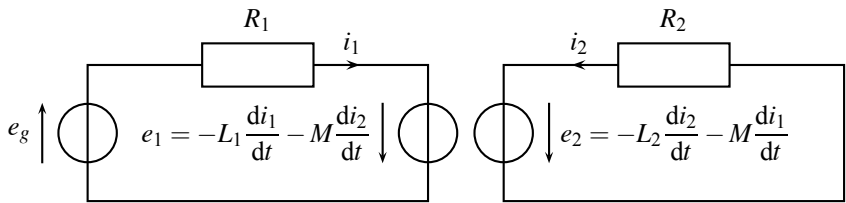


Figure 30.8 – Circuits électriques équivalents.

On écrit ensuite les équations vérifiées par les intensités $i_1(t)$ et $i_2(t)$ en appliquant la loi des mailles dans chacun des circuits :

$$\begin{cases} e_g(t) - R_1 i_1(t) + e_1(t) = 0 \\ e_2(t) - R_2 i_2(t) = 0 \end{cases} \quad \text{soit} \quad \begin{cases} e_g(t) = R_1 i_1(t) + L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \\ 0 = R_2 i_2(t) + L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt} \end{cases}.$$

Deuxième méthode On utilise la schématisation des bobines couplées par mutuelle inductance :

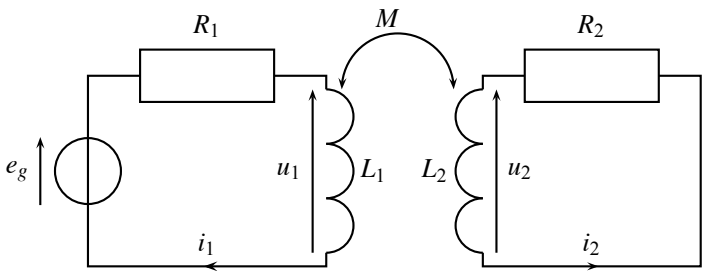


Figure 30.9 – Schéma électrocinétique de deux circuits couplés.

On écrit la loi des mailles dans chacun des circuits et les lois des bobines couplées :

$$\begin{cases} e_g(t) - R_1 i_1(t) - u_1(t) = 0 \\ u_2(t) + R_2 i_2(t) = 0 \\ u_1 = L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \\ u_2 = L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt} \end{cases} \quad \Rightarrow \quad \begin{cases} e_g(t) = R_1 i_1(t) + L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \\ 0 = R_2 i_2(t) + L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt} \end{cases}.$$

Les deux méthodes conduisent au même système de deux équations différentielles couplées pour les intensités $i_1(t)$ et $i_2(t)$.

c) Étude en régime sinusoïdal établi

On suppose que le générateur délivre une tension sinusoïdale de pulsation ω :

$$e_g(t) = E_0 \cos(\omega t).$$

Pour étudier le régime sinusoïdal établi (ou régime sinusoïdal forcé) on utilise la notation complexe. Le système précédemment obtenu s'écrit :

$$\begin{cases} \underline{e_g} = (R_1 + jL_1\omega) \underline{i_1} + jM\omega \underline{i_2} \\ 0 = (R_2 + jL_2\omega) \underline{i_2} + jM\omega \underline{i_1} \end{cases}$$

La seconde équation mène à :

$$\underline{i_2} = -\frac{jM\omega}{R_2 + jL_2\omega} \underline{i_1},$$

qu'on injecte dans la première pour obtenir :

$$\underline{e_g} = \underbrace{\left(R_1 + jL_1\omega + \frac{(M\omega)^2}{R_2 + jL_2\omega} \right)}_{\underline{Z}} \underline{i_1}.$$

Ainsi, pour le générateur, la bobine 1 est équivalente à un dipôle dont l'impédance $\underline{Z}$ dépend des caractéristiques de la bobine 2 à cause du couplage inductif.

d) Bilan d'énergie

Multiplions les équations du système obtenu au b) par $i_1(t)$ et $i_2(t)$ respectivement :

$$\begin{cases} e_g(t) i_1(t) = L_1 \frac{di_1}{dt} i_1(t) + M \frac{di_2}{dt} i_1(t) + R_1 i_1^2(t) \\ 0 = L_2 \frac{di_2}{dt} i_2(t) + M \frac{di_1}{dt} i_2(t) + R_2 i_2^2(t) \end{cases}.$$

Additionnons ces équations :

$$\begin{aligned} e_g(t) i_1(t) &= \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L_1 i_1^2(t) + \frac{1}{2} L_2 i_2^2(t) \right) + \underbrace{M \frac{di_1}{dt} i_2(t) + M \frac{di_2}{dt} i_1(t)}_{= \frac{d}{dt} (M i_1(t) i_2(t))} + R_1 i_1^2(t) + R_2 i_2^2(t), \\ &= \frac{d}{dt} (M i_1(t) i_2(t)) \end{aligned}$$

soit :

$$e_g(t) i_1(t) = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L_1 i_1^2(t) + \frac{1}{2} L_2 i_2^2(t) + M i_1(t) i_2(t) \right) + R_1 i_1^2(t) + R_2 i_2^2(t).$$

Cette égalité fait apparaître deux puissances interprétables :

- $\mathcal{P}_g(t) = e_g(t) i_1(t)$ est la puissance cédée par le générateur,
- $\mathcal{P}_{\text{Joule}}(t) = R_1 i_1^2(t) + R_2 i_2^2(t)$ est la puissance perdue par effet Joule dans les deux circuits.

Ainsi :

$$\mathcal{P}_g(t) - \mathcal{P}_{\text{Joule}}(t) = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L_1 i_1^2(t) + \frac{1}{2} L_2 i_2^2(t) + M i_1(t) i_2(t) \right).$$

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

Le membre de droite de cette équation s’interprète en disant que le circuit stocke de l’énergie. Si l’énergie apportée par le générateur est supérieure à l’énergie dissipée par effet Joule, la différence est stockée dans le circuit.

L’énergie stockée par les circuits est de l’énergie magnétique ; c’est l’énergie du champ magnétique $\vec{B}_1 + \vec{B}_2$ qui est créé dans tout l’espace par les deux circuits.

L’énergie magnétique stockée par deux circuits couplés par mutuelle induction, est :

$$\mathcal{E}_{\text{magné}} = \frac{1}{2}L_1i_1^2 + \frac{1}{2}L_2i_2^2 + Mi_1i_2.$$

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- auto-induction
- ordre de grandeur de l’inductance propre d’une bobine de grande longueur
- énergie magnétique d’un circuit
- induction mutuelle
- énergie magnétique de deux circuit couplés

SAVOIR-FAIRE

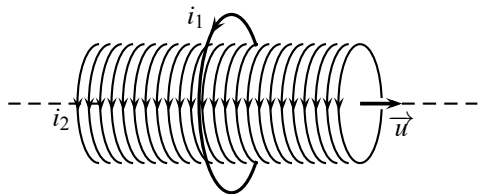
- différencier le flux propre des flux extérieurs
- calculer l’inductance propre d’une bobine de grande longueur
- mesurer la valeur de l’inductance propre d’une bobine
- établir le système d’équations couplées en régime sinusoïdal de deux circuits couplés par mutuelle induction
- conduire un bilan d’énergie pour l’auto-induction
- conduire un bilan d’énergie pour l’induction mutuelle

MOTS-CLÉS

- | | | |
|------------------|----------------------|-----------------------|
| • flux propre | • auto-inductance | • inductance mutuelle |
| • auto-induction | • induction mutuelle | |

S'ENTRAÎNER

30.1 Spire autour d'un solénoïde (★)

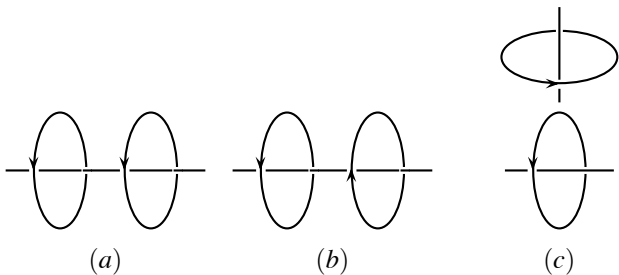


Une spire conductrice de rayon R_1 est placée autour d'un solénoïde de rayon $R_2 < R_1$ dont le nombre de spires par unité de longueur est n . La spire et le solénoïde ont le même axe de symétrie dirigé par le vecteur unitaire $\vec{u}$. L'intensité i_1 dans la spire et l'intensité i_2 dans le solénoïde sont comptées positivement dans le sens positif autour de $\vec{u}$.

- 1. Exprimer le flux magnétique envoyé par le solénoïde à travers la spire. On admettra que le champ créé par le solénoïde est nul à l'extérieur de celui-ci.
- 2. Exprimer le flux magnétique envoyé par la spire à travers le solénoïde.
- 3. On suppose que $i_2(t) = I_0 \cos(\omega t)$ avec I_0 et ω constantes. On note R_1 et L_1 la résistance et l'auto-inductance de la spire. Déterminer l'intensité $i_1(t)$ en régime sinusoïdal forcé.

30.2 Mutuelle induction entre deux spires (★)

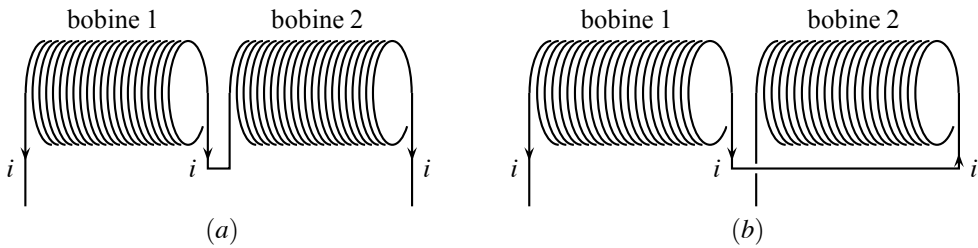
Quel est le signe du coefficient de mutuelle inductance pour les spires représentées ci-dessous ? Les spires ont soit le même axe, soit deux axes orthogonaux sécants.



30.3 Inductance équivalente à deux bobines (★)

Deux bobines longues identiques sont disposées de manière qu'elles aient le même axe de symétrie. On appelle L l'auto-inductance de chaque bobine et $|M|$ la valeur absolue de leur mutuelle inductance. On les branche en série des deux manières différentes représentées ci-dessous.

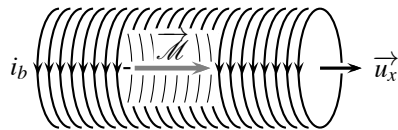
CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE



1. Dans quel cas l'auto-inductance de la bobine équivalente aux bobines 1 et 2 est-elle la plus grande ? Répondre sans faire de calcul.
2. Exprimer cette auto-inductance dans chaque cas en fonction de L et $|M|$.

30.4 Un aimant et une bobine (★★)

Un petit aimant est placé à l'intérieur d'un solénoïde parallèlement à son axe. Le moment magnétique de l'aimant est $\vec{\mathcal{M}} = \mathcal{M}\vec{u}_x$. Le nombre de spires par unité de longueur du solénoïde est n . Exprimer le flux magnétique envoyé par l'aimant à travers le solénoïde.



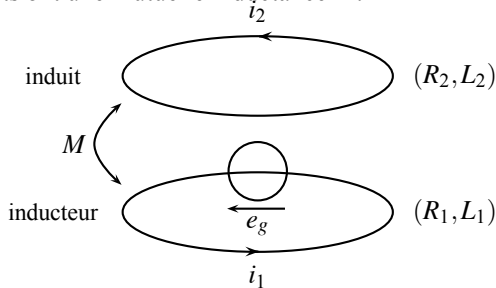
APPROFONDIR

30.5 Table de cuisson à induction (★)

Dans la cuisson à induction, le fond métallique des récipients de cuisson est directement chauffé par des courants de Foucault induits par un champ magnétique variable. Ce champ est créé par un bobinage, nommé inducteur, qui est alimenté en courant sinusoïdal.

On fait la modélisation suivante :

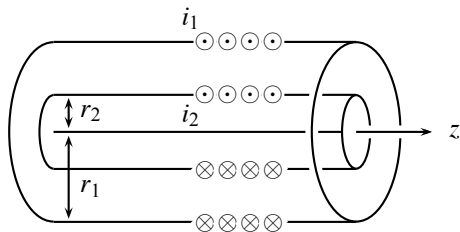
- L'inducteur est assimilé à une bobine de résistance électrique $R_1 = 1,8 \cdot 10^{-2} \Omega$ et inductance propre $L_1 = 30 \mu\text{H}$. Il est alimenté par une tension $e_g(t)$ sinusoïdale de fréquence $f = 25 \text{ kHz}$ et valeur efficace égale à 24 V .
- Le fond du récipient est assimilé à une spire de courant de résistance $R_2 = 8,3 \text{ m}\Omega$ et d'inductance propre $L_2 = 0,24 \mu\text{H}$.
- Les deux circuits ont une mutuelle inductance M .



- 1. Écrire les équations de couplage entre les intensités i_1 et i_2 dans l'inducteur et l'induit.
- 2. En déduire l'expression littérale du rapport $\frac{I_{2,0}}{I_{1,0}}$ des amplitudes des courants $i_2(t)$ et $i_1(t)$.
- 3. En déduire l'expression littérale de l'impédance d'entrée du système : $\underline{Z}_e = \frac{\underline{\mathcal{E}}_g}{\underline{i}_1}$.
- 4. Vérifier que $R_1 \ll L_1 \omega$ et que l'on fait une erreur de moins de 5% en négligeant R_2^2 devant $(L_2 \omega)^2$. Utiliser ces approximations pour simplifier les deux expressions littérales précédentes, puis effectuer le calcul numérique de leur module, sachant que l'inductance mutuelle est estimée à $M = 2 \mu\text{H}$.
- 5. On soulève la plaque à chauffer. Comment varie l'amplitude du courant i_1 appelé par l'inducteur ?

30.6 Écrantage d'un champ magnétique (★★)

On considère deux solénoïdes Σ_1 et Σ_2 coaxiaux, d'axe (Oz) , de même longueur $L = 20 \text{ cm}$, de rayons $r_1 = 10 \text{ cm}$ et $r_2 = 5,0 \text{ cm}$ et comportant respectivement $N_1 = 700$ et $N_2 = 500$ spires jointives, enroulées dans le même sens. On pourra introduire les nombres de spires par unité de longueur $n_i = N_i/L$.



Ces deux bobines ont pour résistance respectivement R_1 et $R_2 = 50 \Omega$.

- 1. Le solénoïde Σ_1 est parcouru par un courant d'intensité i , Σ_2 étant en circuit ouvert.
 - a. Exprimer le champ magnétique $\vec{B}_1$ créé dans tout l'espace. On négligera les effets de bord : le champ est quasiment uniforme à l'intérieur du solénoïde Σ_1 et nul à l'extérieur.
 - b. Exprimer les coefficients d'auto-induction L_1 et L_2 de Σ_1 . Calculer numériquement L_2 .
 - c. Exprimer le coefficient de mutuelle inductance M entre les deux solénoïdes.
- 2. Le solénoïde Σ_1 est alimenté par un générateur idéal de courant qui impose l'intensité $i_0(t) = I_0 \cos(\omega t)$ avec $I_0 = 1 \text{ A}$; les deux extrémités du solénoïde Σ_2 sont reliées par un fil sans résistance.
 - a. Déterminer l'amplitude complexe du courant $i_2(t)$ circulant dans Σ_2 en fonction de M , L_2 et R_2 . La mettre sous la forme : $\underline{i}_2 = K \frac{j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}} \underline{i}_0$. On donnera l'expression de K en fonction de N_1 et N_2 et celle de ω_c en fonction de R_2 et L_2 .
 - b. En déduire l'expression de l'amplitude complexe $\underline{B}_2$ du champ magnétique total à l'intérieur du solénoïde Σ_2 . Montrer que ce champ tend vers 0 à haute fréquence. Commenter.

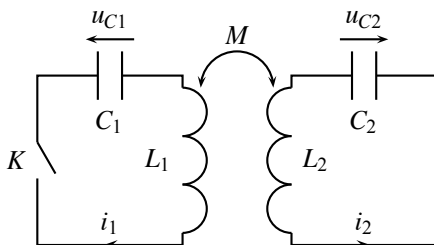
CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

c. Application numérique : calculer ω_c ainsi que les amplitudes de $i_2(t)$ et de $B_2(t)$ pour une fréquence de 11 kHz. Calculer le rapport des amplitudes des champs $B_1(t)$ et $B_2(t)$.

30.7 Circuits couplés par mutuelle induction (★★)

Un circuit LC série oscille naturellement à la pulsation $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$. Cette pulsation est modifiée lorsqu'on approche un autre circuit LC , identique au premier, mais dans une configuration telle que les deux circuits deviennent couplés par mutuelle induction.

Dans le circuit suivant, le condensateur de capacité C_1 est chargé sous la tension E à la date $t = 0$ où l'on ferme l'interrupteur K . On prendra dans toute la suite $C_1 = C_2 = C$ et $L_1 = L_2 = L$.



1. Que signifie, pour les lignes de champ magnétique, le fait que les circuits soient couplés par mutuelle induction ?
2. Établir deux équations différentielles couplées sur les tensions $u_{C1}(t)$ et $u_{C2}(t)$ aux bornes des condensateurs.
3. Découpler ces équations en formant les équations sur les signaux somme et différence : $S(t) = u_{C1}(t) + u_{C2}(t)$ et $D(t) = u_{C1}(t) - u_{C2}(t)$. Les intégrer et en déduire les expressions des tensions aux bornes des condensateurs.

On pourra poser $\omega_1 = \frac{1}{\sqrt{C(L+M)}}$ et $\omega_2 = \frac{1}{\sqrt{C(L-M)}}$.

4. Si $M \ll L$, comparer ω_1 et ω_2 . Quelle est alors l'allure du graphe de $u_{C1}(t)$? Comment s'appelle le phénomène observé ?
5. Dans le cas où $M \ll L$, montrer que $u_{C1}(t)$ se met sous la forme :

$$u_{C1}(t) = E \cos(\omega_0 t) \cos\left(\omega_0 \frac{M}{nL} t\right),$$

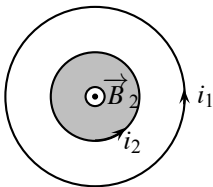
où n est un entier à préciser. En déduire une méthode qui permette de mesurer expérimentalement le rapport $\frac{M}{L}$ à l'oscilloscope, avec les mesures des périodes des phénomènes.

CORRIGÉS

30.1 Spire autour d'un solénoïde

1. Le champ magnétique créé par le solénoïde est $\vec{B}_2 = \mu_0 n i_2 \vec{u}$ à l'intérieur du solénoïde et il est quasiment nul à l'extérieur. La spire n'est traversée par le champ $\vec{B}_2$ que sur un disque de rayon R_2 (en gris sur la figure). Le flux magnétique à travers la spire est donc :

$$\varphi_{2 \rightarrow 1} = (\mu_0 n i_2 \vec{u}) \cdot (\pi R_2^2 \vec{u}) = \pi \mu_0 n R_2^2 i_2.$$



2. L'inductance mutuelle entre la spire et le solénoïde est : $M = \frac{\varphi_{2 \rightarrow 1}}{i_2} = \pi \mu_0 n R_2^2$. Le flux envoyé par la spire à travers le solénoïde est donc : $\varphi_{1 \rightarrow 2} = M i_1 = \pi \mu_0 n R_2^2 i_1$.

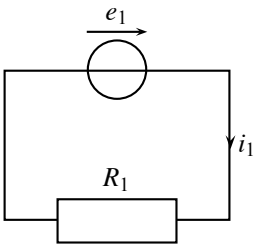
3. Le flux magnétique à travers la spire est : $\varphi_1 = L_1 i_1 + M i_2$. On en déduit la f.é.m. induite dans la spire en appliquant la loi de Faraday : $e_1 = -L_1 \frac{di_1}{dt} - M \frac{di_2}{dt}$.

Le schéma électrique de la spire est donné ci-contre. La loi des mailles appliquée à la spire s'écrit :

$$R i_1(t) = e_1(t)$$

$$\text{soit } R i_1(t) + L_1 \frac{di_1}{dt} = -M \frac{di_2}{dt} = M I_0 \omega \sin(\omega t).$$

Pour trouver le régime sinusoïdal forcé on utilise la notation complexe :



$$R \underline{i}_1 + j L_1 \omega \underline{i}_1 = -j M \omega I_0 \exp(j \omega t) \Rightarrow \underline{i}_1 = \frac{-j M \omega I_0 \exp(j \omega t)}{R_1 + j L_1 \omega}.$$

On passe à l'intensité réelle :

$$\begin{aligned} i_1(t) &= \text{Re}(\underline{i}_1) = \text{Re} \left(-M \omega I_0 \frac{j(R_1 - j L_1 \omega)(\sin(\omega t) + j \cos(\omega t))}{R_1^2 + (L_1 \omega)^2} \right) \\ &= \frac{M \omega I_0}{R_1^2 + (L_1 \omega)^2} (R_1 \cos(\omega t) - L_1 \omega \sin(\omega t)). \end{aligned}$$

30.2 Mutuelle inductance de deux spires

Dans le cas (a), les champs magnétiques créés par les deux spires sont globalement dirigés de la gauche vers la droite lorsque les deux intensités sont positives, d'après la règle de la main droite. Les vecteurs surfaces sont orientés de même, de la gauche vers la droite. Les flux magnétiques sont donc positifs. Étant donné que, par exemple, $\varphi_{1 \rightarrow 2} = M i_1$ et que i_1 est positif, alors M est positif.

Dans le cas (b) : $M < 0$ car, lorsque l'intensité dans la bobine de gauche est positive, elle crée un champ dirigé de la gauche vers la droite dont le flux à travers l'autre bobine est négatif car

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

son vecteur surface est dirigé vers la gauche.

Dans le cas (c), le champ magnétique créé par une spire est orthogonal au vecteur surface de l'autre spire. Les flux sont donc nuls et $M = 0$.

30.3 Inductance équivalente à deux bobines

1. Dans le cas (a), les bobines sont parcourues par des courants tournant autour de leur axe commun dans le même sens ; d'après la règle de la main droite elles créent des champs magnétiques dirigés globalement dans le même sens qui se renforcent.

Dans le cas (b), les bobines sont parcourues par des courants tournant en sens inverse donc leurs champs magnétiques, dirigés globalement en sens inverse l'un de l'autre, tendent à s'annuler en s'additionnent.

Ainsi, pour une intensité i donnée, le champ magnétique à l'intérieur des bobines est plus fort dans le cas (a) que dans le cas (b), son flux à travers les spires est plus fort aussi donc l'auto-inductance de la bobine équivalente est plus forte dans le cas (a) que dans le cas (b).

2. Le flux magnétique à travers l'ensemble des deux bobines est la somme des flux magnétiques à travers chaque bobine : $\varphi = \varphi_1 + \varphi_2$. Or : $\varphi_1 = Li + Mi$ et $\varphi_2 = Li + Mi$. Il vient donc : $\varphi = 2(L + M)i$. L'auto-inductance de la bobine équivalente est donc : $L_{eq} = 2(L + M)$.

Entre le cas (a) et le cas (b) on inverse le sens du courant dans la bobine 2 donc M est changé en son opposé. D'après la première question :

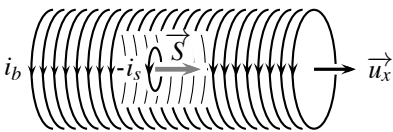
$$L_{eq,a} = 2(L + |M|) \quad \text{et} \quad L_{eq,b} = 2(L - |M|).$$

On peut aussi résoudre la question par l'énergie. L'énergie du système des deux bobines est :

$$\mathcal{E}_{\text{magné}} = \frac{1}{2}Li^2 + \frac{1}{2}Li^2 + Mi^2 = (L + M)i^2 ; \text{ comme : } \mathcal{E}_{\text{magné}} = \frac{1}{2}L_{eq}i^2 \text{ il vient : } L_{eq} = 2(L + M).$$

30.4 Un aimant et une bobine

Un moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$ représente tout aussi bien une spire qu'un aimant, les deux créant le même champ magnétique autour d'eux, à grande distance. Ainsi, le petit aimant envoie le même flux à travers le solénoïde qu'une petite spire fictive, de surface S , parcourue par un courant d'intensité i_s tels que : $\vec{\mathcal{M}} = i_s \vec{S} = i_s S \vec{u}_x$.



Le flux envoyé par cette spire à travers la bobine est $\varphi_{s \rightarrow b} = Mi_s$ où M est le coefficient de mutuelle inductance entre la spire et la bobine. Pour calculer M , on va calculer le flux envoyé par la bobine, lorsqu'elle est parcourue par une intensité i_b à travers la spire. Le champ magnétique dans la bobine étant $\vec{B}_b = \mu_0 ni_b \vec{u}_x$ ce flux est : $\varphi_{b \rightarrow s} = \vec{B}_b \cdot \vec{S} = \mu_0 n Si_b$. On en déduit que : $M = \mu_0 n S$.

Il vient ensuite : $\varphi_{s \rightarrow b} = Mi_s = \mu_0 n Si_s$. Dans cette expression on reconnaît la valeur du moment magnétique $\mathcal{M} = Si_s$. Le flux du champ magnétique de l'aimant à travers la bobine est finalement : $\varphi_{\mathcal{M} \rightarrow b} = \mu_0 n \mathcal{M}$.

30.5 Table à induction

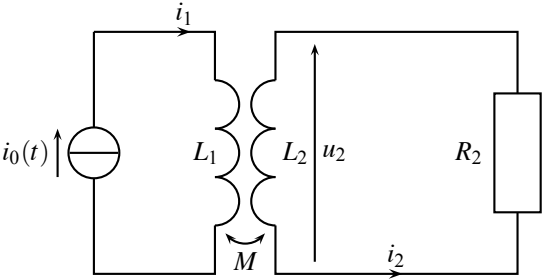
1. Ces équations ont été établies dans le cours :
- $$\begin{cases} e_g = R_1 i_1 + L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \\ 0 = R_2 i_2 + L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt} \end{cases}$$
2. $\begin{cases} \underline{e}_g = (R_1 + jL_1\omega) \underline{i}_1 + jM\omega \underline{i}_2 \\ 0 = (R_2 + jL_2\omega) \underline{i}_2 + jM\omega \underline{i}_1 \end{cases}$ donc $\frac{\underline{i}_2}{\underline{i}_1} = -\frac{jM\omega}{R_2 + jL_2\omega}$ et $\frac{I_{2,0}}{I_{1,0}} = \frac{|M|\omega}{\sqrt{R_2^2 + (L_2\omega)^2}}$.
3. $\underline{e}_g = (R_1 + jL_1\omega) \underline{i}_1 + jM\omega \left(-\frac{jM\omega}{R_2 + jL_2\omega} \underline{i}_1 \right)$, donc $\underline{Z}_e = R_1 + jL_1\omega + \frac{(M\omega)^2}{R_2 + jL_2\omega}$.
4. $\frac{L_1\omega}{R_1} = \frac{2\pi L_1 f}{R_1} = 2,6.10^2$ et $\frac{L_2\omega}{R_2} = \frac{2\pi L_2 f}{R_2} = 4,5$. En négligeant R_2^2 devant $(L_2\omega)^2$ on fait une erreur de l'ordre de $\frac{1}{4,5^2} \simeq 5\%$. Il vient :

$$\frac{I_{2,0}}{I_{1,0}} \simeq \frac{|M|}{L_2} = 8,3 \quad \text{et} \quad \underline{Z}_e \simeq jL_1\omega \left(1 - \frac{M^2}{L_1 L_2} \right) \quad \text{d'où} \quad |Z_e| = 2,1\Omega.$$

5. Le champ magnétique créé par l'inducteur, auquel le fond du récipient est exposé, diminue lorsqu'on éloigne le récipient. Le flux de $\vec{B}$ à travers le fond du récipient diminue donc et M diminue. Alors $|Z_e|$ augmente et, pour une même tension d'alimentation, le courant décroît.

30.6 Écrantage d'un champ magnétique

1. a. $\vec{B}_1 = \begin{cases} \mu_0 n_1 i \vec{u}_z & \text{à l'intérieur de } \Sigma_1 \\ \vec{0} & \text{à l'extérieur de } \Sigma_1 \end{cases}$.
- b. Ce calcul est fait dans le cours : $L_1 = \mu_0 \frac{N_1^2}{L} \pi r_1^2$ et $L_2 = \mu_0 \frac{N_2^2}{L} \pi r_2^2 = 1,2.10^{-2} \text{ H}$ (l'expression de l'auto-inductance d'une bobine n'est pas modifiée par la présence de l'autre).
- c. Ce calcul est fait dans le cours : $M = \mu_0 \frac{N_1 N_2}{L} \pi r_2^2$.
2. a. Le schéma électrique du système est :



En utilisant la loi des bobines couplées : $u_2(t) = L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt}$ et par la loi d'Ohm $u_2(t) = -R_2 i_2(t)$. Il vient donc : $L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt} + R_2 i_2 = 0$.

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

En régime sinusoïdal de pulsation ω cela s'écrit en complexe : $(R_2 + jL_2\omega)\underline{i}_2 + jM\omega\underline{i}_1 = 0$ soit :

$$\underline{i}_2 = -\frac{\frac{M}{L_2}j\frac{L_2}{R_2}\omega}{1 + j\frac{L_2}{R_2}\omega}\underline{i}_1 \quad \text{de la forme voulue avec} \quad \omega_c = \frac{R_2}{L_2} \quad \text{et} \quad K = -\frac{M}{L_2} = -\frac{N_1}{N_2}.$$

b. Le champ $\vec{B}_2$ créé par i_1 et i_2 à l'intérieur de Σ_2 est : $\vec{B}_2 = (\mu_0 n_1 i_1 + \mu_0 n_2 i_2) \vec{u}_z$. En régime sinusoïdal à la pulsation ω , en tenant compte de l'expression de $\underline{i}_2$ on a :

$$\underline{B}_2 = \frac{\mu_0}{L} \left(N_1 \underline{i}_1 - N_2 \frac{N_1}{N_2} \frac{j\frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}} \underline{i}_1 \right) = \frac{\mu_0 N_1 \underline{i}_1}{L} \left(1 - \frac{j\frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}} \right) = \frac{\mu_0 N_1 \underline{i}_1}{L} \frac{1}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}}.$$

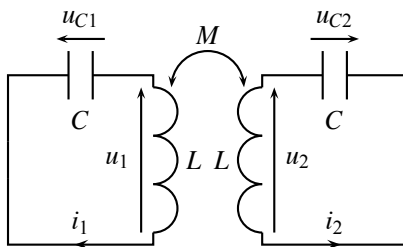
$\underline{B}_2$ tend vers 0 lorsque ω tend vers l'infini. Σ_2 réagit par induction en créant un champ magnétique qui s'oppose à celui de Σ_1 . C'est une manifestation de la loi de Lenz. Plus la fréquence est élevée, plus le phénomène d'induction est efficace.

c. $\omega_c = 4,0.10^3 \text{ rad.s}^{-1}$, $i_2 = |\underline{i}_2| = 1,4 \text{ A}$, $B_{2,0} = |\underline{B}_2| = 2,6.10^{-4} \text{ T}$ et $\frac{B_{1,0}}{B_{2,0}} = 17$.

30.7 Circuits couplés par mutuelle induction

1. Les circuits sont couplés par mutuelle induction, si des lignes du champ magnétique $\vec{B}_1$, créé par i_1 , traversent le circuit 2. Dans ce cas des lignes de champ de $\vec{B}_2$, créé par i_2 , traversent le circuit 1.

2. Les tensions doivent être dessinées en convention récepteur.



La loi des mailles dans le circuit 1 impose $u_1(t) + u_{C1}(t) = 0$. De plus, d'après la loi des bobines couplées : $u_1(t) = L \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt}$, d'après la loi du condensateur $i_1(t) = C \frac{du_{C1}}{dt}$ et $i_2(t) = C \frac{du_{C2}}{dt}$. Ainsi :

$$LC \frac{d^2 u_{C1}}{dt^2} + MC \frac{d^2 u_{C2}}{dt^2} + u_{C1}(t) = 0.$$

De manière symétrique on a :

$$LC \frac{d^2 u_{C2}}{dt^2} + MC \frac{d^2 u_{C1}}{dt^2} + u_{C2}(t) = 0.$$

3. En additionnant ces deux équations il vient :

$$\frac{1}{\omega_1^2} \frac{d^2 S}{dt^2} + S = 0 \quad \text{d'où} \quad S(t) = \lambda_1 \cos(\omega_1 t) + \lambda_2 \sin(\omega_1 t),$$

où λ_1 et λ_2 sont des constantes. En soustrayant ces deux équations il vient :

$$\frac{1}{\omega_2^2} \frac{d^2 D}{dt^2} + D = 0 \quad \text{d'où} \quad D(t) = \mu_1 \cos(\omega_2 t) + \mu_2 \sin(\omega_2 t),$$

où μ_1 et μ_2 sont des constantes.

Les tensions aux bornes des condensateurs sont continues donc :

$$u_{C1}(0) = E \text{ et } u_{C2}(0) = 0 \Rightarrow S(0) = D(0) = E \Rightarrow \lambda_1 = \mu_1 = E.$$

Les intensités des courants qui traversent les bobines sont continues donc :

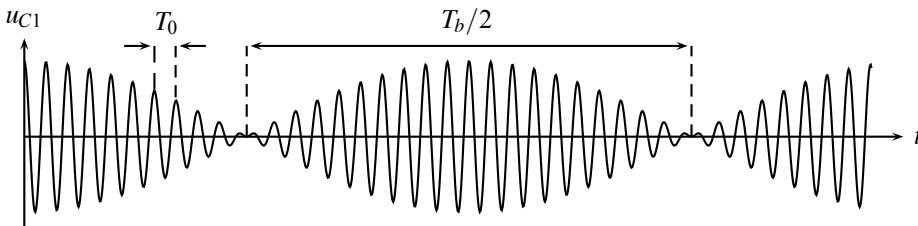
$$i_1(0) = C \frac{du_{C1}}{dt}(0) = 0 \text{ et } i_2(0) = C \frac{du_{C2}}{dt}(0) = 0 \Rightarrow \frac{dS}{dt}(0) = \frac{dD}{dt}(0) = 0 \Rightarrow \lambda_2 = \mu_2 = 0.$$

Finalement :

$$u_{C1}(t) = \frac{S(t) + D(t)}{2} = \frac{E}{2} (\cos(\omega_1 t) + \cos(\omega_2 t))$$

$$\text{et } u_{C2}(t) = \frac{S(t) - D(t)}{2} = \frac{E}{2} (\cos(\omega_1 t) - \cos(\omega_2 t)).$$

4. Si $M \ll L$ alors $\omega_1 \approx \omega_2$. Le signal u_{C1} est la somme de deux signaux sinusoïdaux de pulsations proches, on observe des battements :



$$5. \omega_1 = \frac{1}{\sqrt{C(L+M)}} = \frac{1}{\sqrt{LC(1+\frac{M}{L})}} = \omega_0 \left(1 + \frac{M}{L}\right)^{-1/2} \simeq \omega_0 \left(1 - \frac{M}{2L}\right) \text{ (approximation}$$

du premier ordre en $\frac{M}{L}$). De même, $\omega_2 \simeq \omega_0 \left(1 + \frac{M}{2L}\right)$. Avec ces approximations la tension $u_{C1}(t)$ devient :

$$u_{C1}(t) = \frac{E}{2} (\cos(\omega_1 t) + \cos(\omega_2 t)) = E \cos\left(\frac{\omega_1 + \omega_2}{2} t\right) \cos\left(\frac{\omega_1 - \omega_2}{2} t\right)$$

$$= E \cos(\omega_0 t) \cos\left(\omega_0 \frac{M}{2L} t\right).$$

Le second cosinus a une pulsation $\omega_b = \omega_0 \frac{M}{2L}$ beaucoup plus faible que ω_0 . On lit sur le graphe les valeurs de $T_0 = \frac{2\pi}{\omega_0}$ et $T_b = \frac{2\pi}{\omega_b}$. On en déduit $\frac{M}{L} = \frac{2T_0}{T_b}$.

CHAPITRE 30 – CIRCUIT FIXE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE VARIABLE

Circuit mobile dans un champ magnétique stationnaire

31

Dans ce chapitre on étudie des phénomènes d'induction dans des circuits mobiles dans un champ magnétique variable. Les dispositifs modèles présentés fonctionnent soit en générateur, quand ils transforment une puissance mécanique en puissance électrique, soit en moteur quand ils transforment une puissance électrique en puissance mécanique.

1 Conversion de puissance mécanique en puissance électrique

1.1 Rails de Laplace générateurs

a) Présentation

Une tige $\mathcal{T}$, conductrice, est posée sur deux rails parallèles OA et $O'A'$, eux aussi conducteurs, nommés **rails de Laplace** (voir figure 31.1). Il y a contact électrique entre $\mathcal{T}$ et les rails aux points M et N . L'ensemble est plongé dans un champ magnétique uniforme et stationnaire $\vec{B} = B\vec{u}_y$, orthogonal au plan (Ozx) des rails.

La tige $\mathcal{T}$ a une masse m . Elle peut avoir un mouvement de translation de vitesse $\vec{v} = v(t)\vec{u}_x$ et reste constamment parallèle à $\vec{u}_x$. Le contact avec les rails est supposé sans frottement et le plan (Ozx) est horizontal.

Dans une première expérience les rails sont reliés par un fil conducteur OO' qui ferme le circuit électrique $OO'MN$ constitué par les deux rails et la tige et on exerce sur la tige $\mathcal{T}$ une force de traction constante $\vec{f} = f\vec{u}_x$.

La résistance électrique du circuit $OO'MN$ est R , valeur supposée indépendante de la position de $\mathcal{T}$, et on néglige son auto-inductance.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

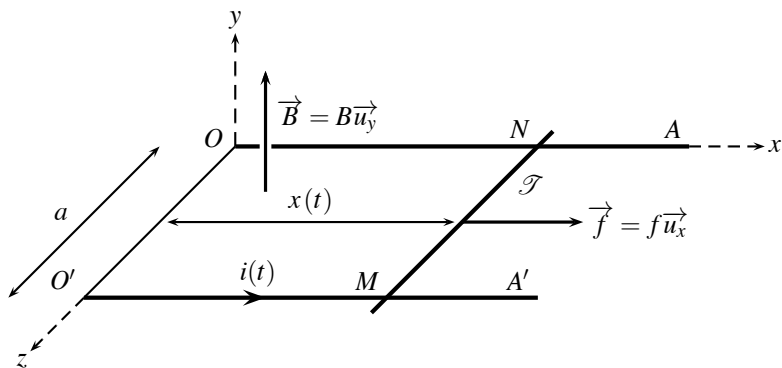


Figure 31.1 – Rails de Laplace générateurs.

b) Méthode de résolution d’un système électromécanique

Le système décrit ci-dessus est un système **électromécanique** dans lequel un système électrique et un système mécanique sont couplés par un phénomène d’induction. Pour l’étude de ces systèmes il est recommandé d’adopter le plan suivant :

1. analyse qualitative des phénomènes et exploitation de la loi de Lenz ;
2. définition des conventions d’algébrisation : choix d’un repère d’espace et d’un sens conventionnel positif pour le courant dans le circuit ;
3. identification des inconnues : coordonnée du conducteur mobile (ou vitesse) et intensité dans le circuit ;
4. calcul de la f.é.m. induite dans le circuit par la loi de Faraday et écriture de la loi des mailles pour obtenir l’équation électrique (EE) ;
5. calcul de l’action de Laplace sur le conducteur mobile et application d’une loi mécanique (loi de la quantité de mouvement ou loi du moment cinétique) pour obtenir l’équation mécanique (EM) ;
6. résolution du système différentiel à deux fonctions inconnues formé par les équations (EE) et (EM) ;
7. examen du bilan d’énergie.

c) Analyse qualitative

On analyse les phénomènes physiques pour la tige $\mathcal{T}$ précédente :

$\mathcal{T}$ est mise en mouvement par la force $\vec{f}$. Elle est en mouvement dans le champ magnétique dont elle coupe des lignes de champ donc il y a un phénomène d’induction qui se traduit par l’apparition d’un courant induit dans le circuit $OO'MN$.

Dès lors, $\mathcal{T}$ est parcourue par un courant et plongée dans un champ magnétique, donc elle subit une force de Laplace. D’après la loi de Lenz, cette force de Laplace s’oppose à $\vec{f}$.

d) Choix des orientations et identification des inconnues

On choisit arbitrairement le sens conventionnel positif du courant indiqué sur la figure 31.1. Avec ce choix, le vecteur surface du circuit $OO'MN$ est dirigé suivant $+\vec{u}_y$ d'après la règle de la main droite et il s'écrit :

$$\vec{S} = ax(t)\vec{u}_y,$$

en notant $x(t)$ l'abscisse de la tige $\mathcal{T}$. Pour le mouvement de la barre, on oriente l'axe (Ox) dans le sens indiqué sur la figure 31.1.

Les inconnues sont ici : l'abscisse $x(t)$ de la tige (ou bien sa vitesse $v(t) = \frac{dx}{dt}$) et l'intensité $i(t)$ dans le circuit.

e) F.é.m. induite et équation électrique

Le flux magnétique à travers le circuit à un instant t quelconque est :

$$\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S} = (B\vec{u}_y) \cdot (ax(t)\vec{u}_y) = Bax(t).$$

Ce flux varie dans le temps et la tige coupe des lignes de champ magnétique dans son mouvement. On peut donc calculer la f.é.m. induite par la loi de Faraday :

$$e(t) = -\frac{d\varphi}{dt} = -Ba\frac{dx}{dt} = -Bav(t).$$

Le circuit a une résistance R et une auto-inductance négligeable ; il ne comporte pas de générateur réel. On représente son schéma électrique en ajoutant le générateur induit dont la f.é.m. $e(t)$ est représentée par une flèche dans le sens conventionnel positif du courant.

La loi des mailles s'écrit simplement :

$$e(t) - Ri(t) = 0.$$

Figure 31.2 – Circuit équivalent.

En remplaçant la f.é.m. induite par son expression en fonction de la vitesse on obtient l'équation électrique du système :

$$Bav(t) + Ri(t) = 0 \quad (EE) \quad .$$



L'équation électrique est la loi des mailles dans laquelle la f.é.m. induite est exprimée en fonction de l'inconnue mécanique.



L'équation (EE) ne doit pas être apprise par cœur car elle dépend des convention d'orientation choisies. Il faut simplement savoir l'établir.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

f) Force de Laplace et équation mécanique

Dans la tige le courant circule entre les points de contact M et N avec les rails (voir figure 31.1, page 988). La force de Laplace qui s'exerce sur le tronçon MN parcouru par l'intensité $i(t)$ comptée positivement de M vers N est, d'après le chapitre 28 :

$$\vec{f}_L = i(t) \overrightarrow{MN} \wedge \vec{B} = i(t) (-a\vec{u}_z) \wedge (B\vec{u}_y) = i(t) aB\vec{u}_x.$$

La tige $\mathcal{T}$ est soumise aux forces suivantes : la force de Laplace $\vec{f}_L = i(t) aB\vec{u}_x$, la force de traction $\vec{f} = f\vec{u}_x$, le poids $m\vec{g} = -mg\vec{u}_y$, et la réaction des rails (de résultante normale au déplacement car $\mathcal{T}$ glisse sans frottement) $\vec{R} = R\vec{u}_y$.

La loi de la quantité de mouvement, appliquée à la tige $\mathcal{T}$, en projection sur $\vec{u}_x$, mène à l'équation mécanique (EM) :

$$m \frac{dv}{dt} = i(t) aB + f \quad (EM).$$



L'équation mécanique est la projection de la loi de la quantité de mouvement sur la direction du mouvement ou, quand le mouvement du conducteur est une rotation autour d'un axe fixe, la loi du moment cinétique par rapport à cet axe.

g) Établissement de la vitesse

L'équation électrique (EE) et l'équation mécanique (EM) sont couplées : la vitesse $v(t)$ intervient dans (EE), l'intensité du courant $i(t)$ dans (EM). Il faut les découpler pour établir les expressions de $v(t)$ et de $i(t)$. Pour obtenir une équation différentielle pour $v(t)$, on injecte dans l'équation (EM) l'expression de $i(t)$ que fournit l'équation (EE) :

$$\begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB + f \\ Bav(t) + Ri(t) = 0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB + f \\ i(t) = -\frac{Ba}{R} v(t) \end{cases} \Rightarrow m \frac{dv}{dt} = -\frac{(Ba)^2}{R} v(t) + f.$$

Le premier enseignement de cette équation, est que la force de Laplace s'écrit *in fine* sous la forme $-\frac{(Ba)^2}{R} v(t)$ analogue à une **force de frottement fluide** en $-\text{constante} \times v$. Elle s'oppose ainsi au déplacement de la tige, conformément à la **loi de Lenz**. On reviendra sur cet aspect dans le paragraphe 1.2

La vitesse $v(t)$ vérifie une équation différentielle du premier ordre que l'on peut écrire sous la forme :

$$\tau \frac{dv}{dt} + v(t) = v_\infty \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{mR}{(Ba)^2} \quad \text{et} \quad v_\infty = \frac{Rf}{(Ba)^2}.$$

τ est la constante de temps du système. La solution de cette équation est de la forme : $v(t) = v_\infty + \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ où λ est une constante. Supposons que la tige a une vitesse nulle à l'instant $t = 0$, alors $\lambda = -v_\infty$ et :

$$v(t) = v_{\infty} \left(1 - \exp \left(-\frac{t}{\tau} \right) \right).$$

h) Établissement de l'intensité

Pour obtenir une équation différentielle pour $i(t)$, on injecte dans l'équation (EM) l'expression de $v(t)$ que fournit l'équation (EE) :

$$\begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB + f \\ Bav(t) + Ri(t) = 0 \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB + f \\ v(t) = -\frac{R}{Ba} i(t) \end{cases} \Rightarrow m \frac{d}{dt} \left(-\frac{R}{Ba} i \right) = i(t) aB + f,$$

soit :

$$\tau \frac{di}{dt} + i(t) = i_{\infty} \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{mR}{(Ba)^2} \quad \text{et} \quad i_{\infty} = -\frac{f}{Ba}.$$

On retrouve la constante de temps du système. La solution est : $i(t) = i_{\infty} + \mu \exp \left(-\frac{t}{\tau} \right)$ où μ est une constante. Pour trouver μ il faut une condition initiale. Or, on ne connaît pas le courant $i(0)$. La seule grandeur continue dans ce problème est la vitesse de la tige.



Les grandeurs obligatoirement continues sont :

- dans le domaine électrique : la tension u_C aux bornes d'un condensateur et l'intensité i_L traversant une bobine,
- dans le domaine mécanique : les coordonnées donnant la position (linéaires ou angulaires), les composantes de la vitesse, la vitesse angulaire.

Pour exploiter le renseignement $v(0) = 0$ on écrit (EE) à l'instant $t = 0$: $Ba \times 0 + Ri(0) = 0$ soit $i(0) = 0$, donc $\mu = -i_{\infty}$. Finalement :

$$i(t) = i_{\infty} \left(1 - \exp \left(-\frac{t}{\tau} \right) \right).$$

i) Bilan de puissance

La méthode pour établir un bilan de puissance d'un système électromécanique est systématique. L'équation électrique doit être multipliée par l'intensité et l'équation mécanique par la vitesse. On obtient des relations mettant en jeu des puissances.

$$\begin{cases} (EE) \times i(t) \\ (EM) \times v(t) \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} Bav(t)i(t) + Ri^2(t) = 0 \\ m \frac{dv}{dt} v(t) = i(t) aBv(t) + fv(t) \end{cases}$$

Dans ces deux équations apparaît un terme commun, $Bav(t)i(t)$ que l'on peut appeler terme de **couplage électromécanique**. En éliminant ce terme entre les deux équations on obtient :

$$fv(t) = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} mv^2 \right) + Ri^2(t) \quad \text{soit} \quad \mathcal{P}(\vec{f}) = \frac{dE_c}{dt} + \mathcal{P}_{\text{Joule}},$$

en notant :

- $\mathcal{P}(\vec{f}) = \vec{f} \cdot \vec{v} = fv(t)$ la puissance fournie par la force $\vec{f}$,

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

- $E_c = \frac{1}{2}mv^2(t)$ l'énergie cinétique de $\mathcal{T}$,
- $\mathcal{P}_{\text{Joule}} = Ri^2(t)$ la puissance dissipée par effet Joule dans le circuit.

Cette dernière équation montre qu'une partie de la puissance mécanique fournie par la force de traction est transformée en puissance électrique consommée dans le circuit, où elle est dissipée par effet Joule.

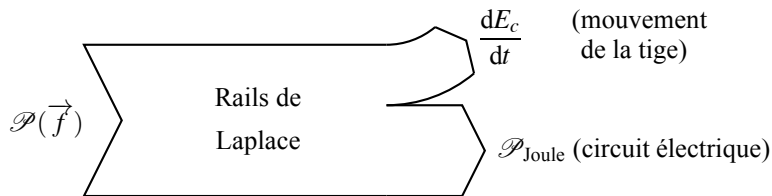


Figure 31.3 – Transferts de puissance pour des rails de Laplace générateurs.

Remarque

En régime établi (soit pour $t > 4,6\tau$ d'après le chapitre *Circuit linéaire du premier ordre*) lorsque v et i sont constants, le bilan de puissance devient :

$$fv_\infty = Ri_\infty^2 \Leftrightarrow \mathcal{P}(\vec{f}) = \mathcal{P}_{\text{Joule}}.$$

Toute la puissance mécanique développée en entrée est convertie en puissance électrique consommée dans le circuit.

L'apparition du courant $i(t)$ ainsi que la transformation de puissance mécanique en puissance électrique justifient le terme de **générateur** associé aux rails de Laplace dans cette situation.

j) Relation des puissances

Revenons sur le terme de couplage électromécanique $-Bav(t)i(t)$. C'est à la fois :

- la puissance de la f.é.m. :

$$\mathcal{P}_{fem} = e(t)i(t) = -Bav(t)i(t),$$

qui est positive (en effet : $i(t) < 0$ et $v(t) > 0$) puisque le dispositif fonctionne en générateur,

- l'opposé de la puissance de la force de Laplace :

$$\mathcal{P}_L = \vec{f}_L \cdot \vec{v} = (i(t)aB\vec{u}_y) \cdot (v(t)\vec{u}_y) = Bav(t)i(t)$$

qui est négative puisque la force de Laplace freine la tige.

On constate que ces deux puissances sont égales et opposées. C'est un fait général que l'on admettra.

Pour un circuit mobile dans un champ magnétique stationnaire, la somme des puissances de l'action mécanique de Laplace et de la f.é.m. induite est nulle : $\mathcal{P}_{fém} + \mathcal{P}_L = 0$.

1.2 Freinage par induction

a) Application de la loi de Lenz

Dans l'exemple précédent, la force de Laplace se met sous la forme :

$$\vec{f}_L = -\frac{(Ba)^2}{R} \vec{v}.$$

Le coefficient devant la vitesse est négatif car $(Ba)^2$ est positif et une résistance électrique R est toujours positive. La force de Laplace est de direction opposée à celle de la vitesse, c'est une **force de freinage**.

Comme on l'a expliqué, il s'agit d'une manifestation de la loi de Lenz : la force magnétique qui apparaît à cause du phénomène d'induction s'oppose au mouvement du conducteur qui a été la cause du phénomène d'induction. Ainsi :

Dans tous les dispositifs où il y a conversion de puissance mécanique en puissance électrique, l'action mécanique de Laplace est une action de freinage.

b) Application : freinage électromagnétique

Les phénomènes d'induction ont, par exemple dans le domaine de la traction automobile, deux utilisations importantes :

- le freinage par induction,
- la récupération d'énergie lors de ce freinage, afin de convertir l'énergie cinétique du véhicule en énergie électrique.

Le freinage électromagnétique est utilisé sur le TGV et sur des camions.

c) Courants de Foucault

Lorsque le conducteur en mouvement n'est plus filiforme mais est formé d'un bloc métallique, la modélisation des phénomènes d'induction développée dans ce cours n'est plus valable dans le détail, mais les phénomènes physiques restent les mêmes. Par exemple, lorsqu'on applique un champ magnétique $\vec{B}$ à une roue d'automobile, constituée d'un bloc métallique massif :

- La roue est un conducteur mobile dans un champ magnétique stationnaire dont la géométrie est choisie de telle manière qu'il y a induction et apparition de courants électriques à l'intérieur de la matière de la roue. Ces courants, répartis dans tout le volume conducteur, sont nommés **courants de Foucault**, *eddy currents* en anglais.
- Les courants de Foucault et le champ magnétique font que des efforts de Laplace s'appliquent sur la roue. Ils s'opposent au mouvement de la roue d'après la loi Lenz : la roue est freinée.

La modélisation des phénomènes d'induction dans le volume du conducteur relève du cours de seconde année.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

1.3 Alternateur

a) Présentation

Un **alternateur** sert à transformer une puissance mécanique en une puissance électrique. Ce dispositif est par exemple utilisé sur les vélos, dont une roue entraîne en rotation l’alternateur qui alimente des ampoules ou une batterie. On peut aussi citer les centrales électriques, où l’alternateur est entraîné par de la vapeur (centrales thermiques), de l’eau sous pression (centrales nucléaires françaises), de l’eau en écoulement (centrales hydrauliques). Plusieurs technologies existent, seul le principe général de l’alternateur est présenté ici.

L’alternateur est modélisé par une spire rectangulaire $\mathcal{S}$, de surface S , conductrice de résistance électrique R et d’auto-inductance L .

Cette spire qui constitue un *rotor*, est en liaison pivot d’axe (Oy) par rapport à un *stator*. Elle est en rotation autour de l’axe (Oy) à la vitesse angulaire ω constante. Son moment d’inertie par rapport à l’axe (Oy) est noté J .

$\mathcal{S}$ est plongée dans un champ magnétique uniforme et stationnaire $\vec{B}$ perpendiculaire à (Oy) , créé par un environnement extérieur.

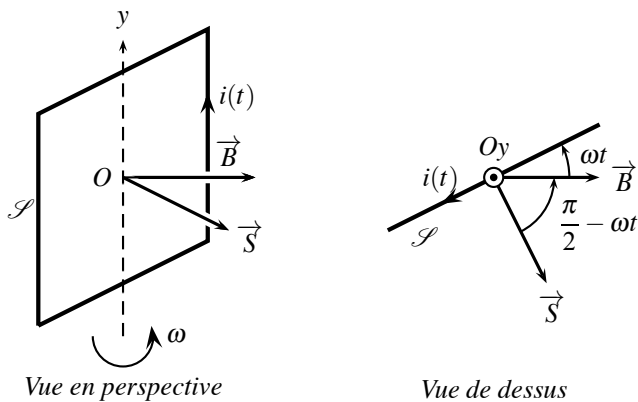


Figure 31.4 – Schéma de principe d'un alternateur.

b) Analyse physique

$\mathcal{S}$ est en rotation dans le champ magnétique et ses deux côtés verticaux coupent des lignes de champ. Il y a donc un phénomène d’induction qui fait apparaître un courant dans $\mathcal{S}$.

Dès lors, $\mathcal{S}$ est soumise à un couple de Laplace car elle est parcourue par un courant et plongée dans un champ magnétique uniforme. D’après la loi de Lenz, ce couple tend à s’opposer à la rotation de la spire.



La loi de Lenz marque la fin de l’analyse physique. Un effet mécanique (le moment des forces de Laplace) s’oppose à un autre effet mécanique (la rotation de la spire).

c) Choix des orientations

Le sens conventionnel positif du courant dans la spire est choisi sur la figure 31.4. Ce sens impose le sens du vecteur surface $\vec{S}$ d'après la règle de la main droite.

d) F.é.m. induite et équation électrique

L'angle entre le vecteur $\vec{S}$ et le vecteur $\vec{B}$ est égal à $\frac{\pi}{2} - \omega t$ (voir figure 31.4). Le flux magnétique à travers $\mathcal{S}$ est :

$$\varphi(t) = \vec{B} \cdot \vec{S} = BS \cos\left(\frac{\pi}{2} - \omega t\right) = BS \sin(\omega t).$$

Ce flux varie dans le temps et les côtés verticaux de la spire coupent des lignes de champ magnétique. La f.é.m. induite dans la spire est donc donnée par la loi de Faraday :

$$e(t) = -\frac{d\varphi}{dt} = -BS\omega \cos(\omega t).$$

On représente le schéma électrique de la spire. Il doit tenir compte de la résistance R de la spire, de son auto-induction L et de la f.é.m. induite qu'il faut orienter dans le sens conventionnel positif du courant.

La loi des mailles s'écrit :

$$e(t) = L \frac{di}{dt} + Ri(t).$$

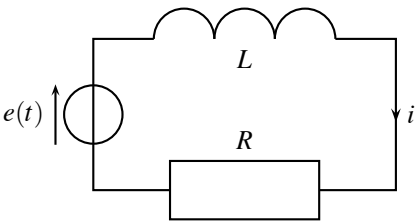


Figure 31.5 – Schéma électrique équivalent de l'alternateur.

En remplaçant $e(t)$ par son expression on a l'équation électrique (EE) du système :

$$Ri(t) + L \frac{di}{dt} = -BS\omega \cos(\omega t) \quad (EE).$$

e) Moment des forces de Laplace et équation mécanique

Le moment résultant des forces de Laplace qui s'exerce sur la spire $\mathcal{S}$ est :

$$\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B} = i \vec{S} \wedge \vec{B},$$

où $\vec{\mathcal{M}} = i \vec{S}$ est le moment magnétique de la spire. Ainsi :

$$\vec{\Gamma}(t) = iSB \sin\left(\frac{\pi}{2} - \omega t\right) \vec{u}_y = iSB \cos(\omega t) \vec{u}_y.$$

La spire $\mathcal{S}$ est entraînée en rotation sous l'effet d'un couple extérieur $\vec{\Gamma}_{\text{ext}} = \Gamma_{\text{ext}} \vec{u}_y$, dû, par exemple, à la roue de vélo qui entraîne l'alternateur dans l'exemple introductif. Ce couple est nécessaire pour avoir une vitesse de rotation constante malgré le couple magnétique et les frottements de la liaison pivot de la spire, frottements que l'on négligera en supposant la liaison pivot parfaite. La loi scalaire du moment cinétique, appliquée à la spire $\mathcal{S}$, en rotation

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

à vitesse *constante* autour de l'axe (Oy), s'écrit :

$$0 = \vec{\Gamma}_L \cdot \vec{u}_y + \vec{\Gamma}_{\text{ext}} \cdot \vec{u}_y \Leftrightarrow iSB \cos(\omega t) + \Gamma_{\text{ext}} = 0 \quad (EM).$$

f) Intensité en régime sinusoïdal établi

L'intensité est donnée par l'équation électrique (EE) que l'on peut mettre sous la forme :

$$\tau \frac{di}{dt} + i(t) = -\frac{BS\omega}{R} \cos(\omega t) \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{L}{R}.$$

Au bout de $T_R = 4,6\tau$, durée du régime transitoire (voir chapitre *Circuit linéaire du premier ordre*), le courant $i(t)$ est sinusoïdal. Le calcul de ce courant en régime sinusoïdal forcé se fait par la notation complexe. L'équation s'écrit :

$$j\tau\omega \underline{i} + \underline{i} = -\frac{BS\omega}{R} \exp(j\omega t) \Rightarrow \underline{i} = -\frac{BS\omega}{R} \frac{\exp(j\omega t)}{1 + j\tau\omega}.$$

On en déduit le courant $i(t)$ en prenant la partie réelle :

$$i(t) = -\frac{BS\omega}{R} \operatorname{Re} \left(\frac{\cos(\omega t) + j \sin(\omega t)}{1 + j\tau\omega} \right) = -\frac{BS\omega}{R} \operatorname{Re} \left(\frac{(1 - j\tau\omega)(\cos(\omega t) + j \sin(\omega t))}{1 + (\tau\omega)^2} \right)$$

soit :

$$i(t) = -\frac{\omega}{1 + (\tau\omega)^2} \frac{BS}{R} (\cos(\omega t) + \omega\tau \sin(\omega t)).$$

g) Couple moteur

L'équation (EM) donne l'expression du couple extérieur nécessaire pour faire tourner la spire, $\Gamma_{\text{ext}} = -i(t)SB \cos(\omega t)$ soit :

$$\Gamma_{\text{ext}} = \frac{\omega}{1 + (\tau\omega)^2} \frac{(BS)^2}{R} (\cos^2(\omega t) + \omega\tau \sin(\omega t) \cos(\omega t)).$$

Quelle est la moyenne dans le temps de ce couple ?



On a souvent besoin de calculer la moyenne temporelle d'un produit de fonctions sinusoïdales. Il est conseillé de retenir les formules :

$$\begin{aligned} \langle \cos^2(\omega t) \rangle &= \frac{1}{2} & \langle \sin^2(\omega t) \rangle &= \frac{1}{2} & \langle \cos(\omega t) \sin(\omega t) \rangle &= 0 \\ \forall \psi, \quad \langle \cos(\omega t) \cos(\omega t + \psi) \rangle &= \frac{1}{2} \cos \psi & \text{et} & & \langle \sin(\omega t) \sin(\omega t + \psi) \rangle &= \frac{1}{2} \cos \psi \end{aligned}$$

Ainsi la moyenne dans le temps du couple Γ_{ext} est :

$$\langle \Gamma_{\text{ext}} \rangle = \frac{\omega}{1 + (\tau\omega)^2} \frac{(BS)^2}{2R}.$$

h) Bilan de puissance

Quel est le bilan de puissance ? L’alternateur délivre en sortie une puissance électrique moyenne :

$$\langle Ri^2 \rangle = \frac{\omega^2}{1 + (\tau\omega)^2} \frac{(BS)^2}{2R}.$$

Il faut donc lui fournir en entrée une puissance mécanique identique. C’est la puissance mécanique du couple $\overrightarrow{\Gamma}_{\text{ext}}$:

$$\langle \Gamma_{\text{ext}} \omega \rangle = \frac{\omega^2}{1 + (\tau\omega)^2} \frac{(BS)^2}{2R}.$$

En régime établi, l’intégralité de la puissance mécanique injectée dans l’alternateur est convertie en puissance électrique.

2 Conversion de puissance électrique en puissance mécanique

2.1 Rails de Laplace moteurs

a) Présentation

Le dispositif des rails de Laplace peut aussi être utilisé pour convertir une puissance électrique en puissance mécanique. Les conditions d’utilisation sont cependant différentes : on branche entre les rails un générateur de f.é.m. continue E (voir figure 31.6, page 997). Ce générateur alimente le circuit électrique formé par les deux rails et la tige $\mathcal{T}$.

La tige $\mathcal{T}$ est posée sur les rails sans vitesse initiale à l’instant $t = 0$.

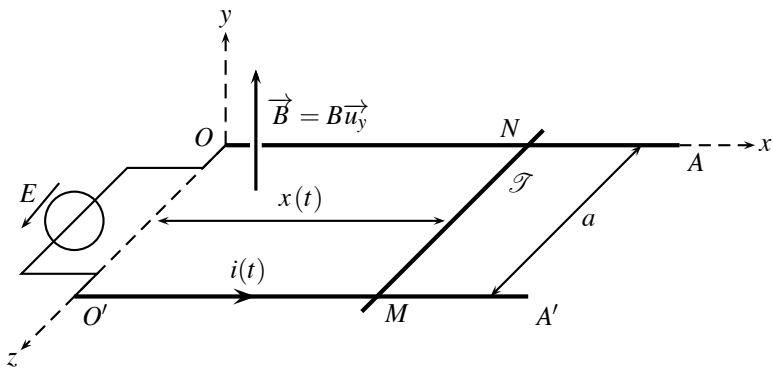


Figure 31.6 – Rails de Laplace moteurs.

b) Analyse physique

Le générateur de f.é.m. E fait circuler un courant dans le circuit $OO'MN$. La tige, qui est parcourue par un courant et plongée dans un champ magnétique, subit une force de Laplace

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

qui la met en mouvement.

La tige est en mouvement dans le champ magnétique dont elle coupe des lignes de champ. Il y a donc un phénomène d'induction qui fait apparaître une f.é.m. induite $e(t)$. D'après la loi de Lenz, la f.é.m. induite $e(t)$ s'oppose à la f.é.m. E du générateur continu.

c) F.é.m. induite et équation électrique

Le sens conventionnel positif choisi pour le courant dans le circuit est indiqué sur la figure 31.6. On note $i(t)$ l'intensité.

La f.é.m. induite $e(t)$ se calcule comme à la page 989. On a toujours : $e(t) = -Bav(t)$.

Le circuit $OO'MN$ contient ici le générateur continu. Il a une résistance R et une auto-inductance négligeable. On représente son schéma électrique en orientant bien la f.é.m. $e(t)$ dans le sens conventionnel positif du courant (même si l'on prévoit que ce générateur s'oppose au générateur E , en fait $e(t)$ est négatif).

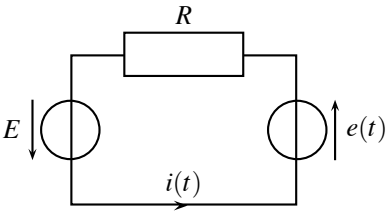


Figure 31.7 – Schéma électrique équivalent.

La loi des mailles s'écrit :

$$E + e(t) - Ri(t) = 0 \quad (EE) \quad \text{soit} \quad E - Bav(t) - Ri(t) = 0 \quad (EE).$$

d) Force de Laplace et équation mécanique

La force de Laplace $\vec{f}_L$ se calcule comme à la page 990. On a toujours : $\vec{f}_L = iaB\vec{u}_x$.

Le bilan des forces sur la tige est le même qu'au paragraphe 1, avec la force de traction en moins. La loi de la quantité de mouvement, appliquée à $\mathcal{T}$, en projection sur $\vec{u}_x$ s'écrit :

$$m \frac{dv}{dt} = i(t) aB \quad (EM).$$

e) Établissement de la vitesse

Pour obtenir une équation différentielle pour $v(t)$, on injecte dans l'équation (EM) l'expression de $i(t)$ que fournit l'équation (EE) :

$$\begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB \\ Bav(t) + Ri(t) = E \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB \\ i(t) = \frac{E}{R} - \frac{Ba}{R} v(t) \end{cases} \Rightarrow m \frac{dv}{dt} = \frac{BaE}{R} - \frac{(Ba)^2}{R} v(t).$$

La vitesse $v(t)$ vérifie une équation différentielle du premier ordre que l'on peut écrire sous

la forme :

$$\tau \frac{dv}{dt} + v(t) = v_{\infty} \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{mR}{(Ba)^2} \quad \text{et} \quad v_{\infty} = \frac{E}{Ba}.$$

La solution de cette équation vérifiant la condition initiale $v(0) = 0$ est :

$$v(t) = v_{\infty} \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right).$$

f) Établissement de l'intensité

Pour obtenir une équation différentielle pour $i(t)$, on injecte dans l'équation (EM) l'expression de $v(t)$ que fournit l'équation (EE) :

$$\begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB \\ Bav(t) + Ri(t) = E \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} m \frac{dv}{dt} = i(t) aB \\ v(t) = \frac{E}{Ba} - \frac{R}{Ba} i(t) \end{cases} \Rightarrow m \frac{d}{dt} \left(\frac{E}{Ba} - \frac{R}{Ba} i \right) = i(t) aB,$$

soit, E étant une constante :

$$\tau \frac{di}{dt} + i(t) = 0 \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{mR}{(Ba)^2}.$$

La solution est : $i(t) = \mu \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ où μ est une constante. Pour trouver μ il faut une condition initiale sur $i(0)$ que l'on trouve en écrivant (EE) à $t = 0$: $Bav(0) + Ri(0) = E$ donc $i(0) = \frac{E}{R} - \frac{Bav(0)}{R} = \frac{E}{R}$. Finalement :

$$i(t) = \frac{E}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right).$$

g) Bilan de puissance

On utilise la méthode générale : multiplication de l'équation électrique par l'intensité et multiplication de l'équation mécanique par la vitesse.

$$\begin{cases} (EE) \times i(t) \\ (EM) \times v(t) \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} Bav(t)i(t) + Ri^2(t) = Ei(t) \\ m \frac{dv}{dt} v(t) = i(t) aBv(t) \end{cases}$$

Le même terme de couplage $Bav(t)i(t)$ apparaît dans les deux équations. En l'éliminant on arrive à :

$$Ei(t) = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} m v^2 \right) + Ri^2 \quad \text{soit} \quad \mathcal{P}_G = \frac{dE_c}{dt} + \mathcal{P}_{\text{Joule}},$$

en notant :

- $\mathcal{P}_G(t) = Ei(t)$, la puissance fournie par le générateur,
- $E_c = \frac{1}{2} m v^2$, l'énergie cinétique de $\mathcal{S}$,
- $\mathcal{P}_{\text{Joule}} = Ri^2(t)$, la puissance dissipée par effet Joule dans le circuit.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

Cette dernière équation montre qu’une partie de la puissance électrique fournie par le générateur est transformée en puissance mécanique qui augmente l’énergie cinétique de la tige ; pour le reste, la puissance fournie par le générateur est consommée dans le circuit où elle est dissipée par effet Joule.

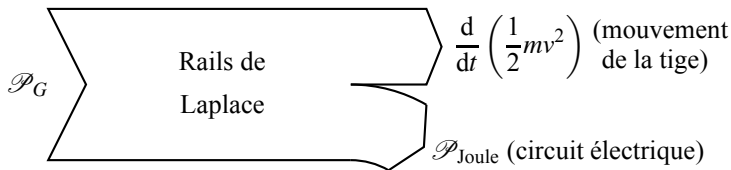


Figure 31.8 – Transferts de puissance pour des rails de Laplace moteurs.

La mise en mouvement de la tige $\mathcal{T}$ sous l’effet d’un générateur électrique justifie le terme de moteur associé aux rails de Laplace : une puissance électrique se transforme en une puissance mécanique.

h) Bilan d’énergie

L’énergie électrique délivrée par le générateur entre l’instant initial $t = 0$ et l’instant final $t = \infty$ est :

$$\begin{aligned} W_G &= \int_0^\infty \mathcal{P}_G(t) dt = \int_0^\infty Ei(t) dt = \frac{E^2}{R} \int_0^\infty \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) dt = \frac{E^2}{R} \left[-\tau \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right]_0^\infty \\ &= \frac{E^2}{R} \tau = \frac{mE^2}{(Ba)^2}. \end{aligned}$$

L’énergie cinétique reçue par la tige $\mathcal{T}$ est :

$$\Delta E_c = \frac{1}{2} m \left(v(\infty)^2 - v(0)^2 \right) = \frac{mE^2}{2(Ba)^2}.$$

L’énergie électrique dissipée par effet Joule est :

$$\begin{aligned} W_{\text{Joule}} &= \int_0^\infty Ri(t)^2 dt = \frac{E^2}{R} \int_0^\infty \exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right) dt = \frac{E^2}{R} \left[-\frac{\tau}{2} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right]_0^\infty \\ &= \frac{E^2}{R} \frac{\tau}{2} = \frac{mE^2}{2(Ba)^2}. \end{aligned}$$

L’énergie du générateur est répartie à parts égales entre la tige $\mathcal{T}$ et les pertes par effet Joule :

$\Delta E_c = W_{\text{Joule}} = \frac{1}{2} W_G$. Ce moteur présente donc un rendement de 0,5 (ce qui est très mauvais pour un moteur électrique).

2.2 Haut-parleur électrodynamique

a) Présentation

Un **haut-parleur** est un appareil électromécanique qui transforme un signal électrique en signal sonore.

On va en étudier le principe physique de fonctionnement dans la géométrie simplifiée des rails de Laplace. Comme le montre le schéma suivant, une membrane est solidaire de la tige $\mathcal{T}$. Elle sert à émettre une onde sonore.

L'équipage mobile, constitué de $\mathcal{T}$ et de la membrane, est de masse totale m_0 . La tige $\mathcal{T}$ est reliée au bâti par l'intermédiaire d'un ressort de constante de raideur k . Le générateur de tension de force électromotrice $e_G(t)$ délivre le signal électrique à transformer en signal sonore.

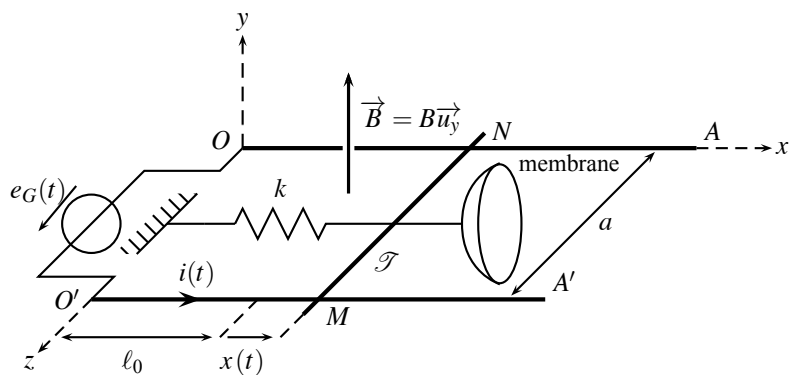


Figure 31.9 – Schéma de principe d'un haut-parleur.

b) Analyse physique

Le générateur de f.é.m. $e_G(t)$ fait circuler un courant dans le circuit $OO'MN$. La tige, qui est parcourue par un courant et plongée dans le champ magnétique, subit une force de Laplace qui la fait vibrer et, avec elle, la membrane qui lui est liée. La vibration de la membrane émet une onde sonore, image du signal électrique $e_G(t)$.

La tige $\mathcal{T}$ est en mouvement dans le champ magnétique dont elle coupe des lignes de champ. Il y a donc induction et apparition d'une f.é.m. induite $e(t)$ dans le circuit.

Une partie de la puissance électrique délivrée par le générateur est transformée en puissance mécanique.

Remarque

Le même système peut aussi transformer une puissance mécanique en une puissance électrique. C'est alors un microphone.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

c) F.é.m. induite et équation électrique

Le sens positif du courant est indiqué sur la figure 31.9. On repère la position de l'équipage mobile par la coordonnée : $x(t) = x_{\mathcal{T}}(t) - \ell_0$ où $x_{\mathcal{T}}(t)$ est l'abscisse de la tige et ℓ_0 la longueur à vide du ressort ; $x(t)$ est ainsi l'allongement du ressort.

Le flux magnétique à travers le circuit $OO'MN$ est :

$$\varphi = (B\vec{u}_y) \cdot (a(\ell_0 + x(t))\vec{u}_y) = Ba\ell_0 + Bax(t).$$

La f.é.m. induite $e(t)$ est donnée par la loi de Faraday :

$$e(t) = -\frac{d\varphi}{dt} = -\frac{d}{dt}(Ba\ell_0 + Bax(t)) = -Ba\frac{dx}{dt} = -Bav(t).$$

Le circuit $OO'MN$ contient le générateur de f.é.m. $e_G(t)$. Il a une résistance R et une auto-inductance négligeable. Son schéma électrique est représenté ci-contre. La loi des mailles s'écrit :

$$e_G(t) + e(t) - Ri(t) = 0 \quad (EE),$$

soit :

$$e_G(t) - Bav(t) - Ri(t) = 0 \quad (EE).$$

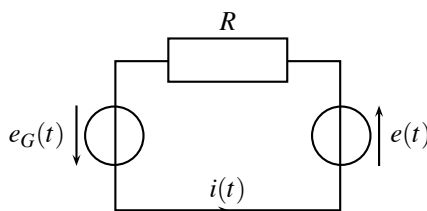


Figure 31.10 – Schéma électrique équivalent.

d) Force de Laplace et équation mécanique

La force de Laplace $\vec{f}_L$ se calcule comme à la page 990. On a toujours : $\vec{f}_L = iaB\vec{u}_x$.

Le ressort exerce sur la tige la force de rappel :

$$\vec{f}_R = -kx\vec{u}_x.$$

De plus on introduit une force modélisant la perte d'énergie pour l'équipage mobile due à l'émission d'une onde sonore par la membrane. On choisit pour cela une force du type fluide :

$$\vec{f}_S = -\alpha\vec{v} = -\alpha v(t)\vec{u}_x.$$

La puissance emportée par l'onde sonore, donc perdue par l'équipage mobile est ainsi :

$$\mathcal{P}_S = -\mathcal{P}(\vec{f}_S) = -\vec{f}_S \cdot \vec{v} = \alpha\vec{v} \cdot \vec{v} = \alpha v^2(t).$$

La loi de la quantité de mouvement appliquée à l'équipage mobile constitué de la tige $\mathcal{T}$ et de la membrane, en projection sur $\vec{u}_x$, mène à l'équation mécanique :

$$m_0 \frac{dv}{dt} = i(t)aB - kx(t) - \alpha v(t) \quad (EM).$$

e) Bilan de puissance

L'équation électrique (EE) est multipliée par $i(t)$ et l'équation mécanique (EM) par $v(t)$:

$$\begin{cases} (EE) \times i(t) \\ (EM) \times v(t) \end{cases} \Leftrightarrow \begin{cases} e_G(t)i(t) - Bav(t)i(t) = Ri(t)^2 \\ m_0 \frac{dv}{dt}v(t) = i(t)aBv(t) - kx(t)v(t) - \alpha v^2(t) \end{cases}$$

En éliminant le terme de couplage électromécanique entre ces deux équations on aboutit à :

$e_G(t)i(t) = m_0 \frac{dv}{dt}v(t) + k \frac{dx}{dt}x(t) + \alpha v^2(t) + Ri^2(t)$ soit $\mathcal{P}_G(t) = \frac{dE_m}{dt} + \mathcal{P}_S + \mathcal{P}_{\text{Joule}}$
avec :

- $\mathcal{P}_G(t) = e_G(t)i(t)$, puissance délivrée par le générateur,
- $E_m = \frac{1}{2}m_0v^2 + \frac{1}{2}kx^2$, énergie mécanique de l'équipage mobile,
- $\mathcal{P}_S = \alpha v^2(t)$, puissance emportée par l'onde sonore,
- $\mathcal{P}_{\text{Joule}} = Ri^2(t)$ puissance dissipée par effet Joule dans le circuit.

Le générateur délivre une puissance qui sert à mettre en mouvement la membrane, à produire une onde sonore et à compenser les pertes par effet Joule.

f) Régime sinusoïdal établi

Les grandeurs électriques et mécaniques sont couplées *via* les équations électrique et mécanique. Les grandeurs mécaniques ont ainsi une influence électrique. Ce couplage apparaît clairement quand on établit l'équivalent électrique complet du haut-parleur.

Les équations électrique et mécanique deviennent, en régime sinusoïdal établi à la pulsation ω de l'onde sonore émise :

$$\begin{cases} \underline{e}_G - Ba\underline{v} - R\underline{i} = 0 \\ m_0j\omega\underline{v} = aB\underline{i} - k\underline{x} - \alpha\underline{v} \end{cases}$$

En injectant dans la première équation l'expression de $\underline{v}$ que l'on tire de la deuxième équation (sachant que $\underline{x} = \frac{\underline{v}}{j\omega}$) on obtient :

$$\underline{e}_G - Ba \frac{Ba\underline{i}}{m_0j\omega + \frac{k}{j\omega} + \alpha} = R\underline{i} \quad \text{soit} \quad \underline{e}_G = R\underline{i} + \boxed{\frac{(Ba)^2}{m_0j\omega + \frac{k}{j\omega} + \alpha}} \underline{i}.$$

$\boxed{\phantom{\frac{(Ba)^2}{m_0j\omega + \frac{k}{j\omega} + \alpha}}} = \underline{Z}_{\text{cin}}$

Apparaît une **impédance cinétique** $\underline{Z}_{\text{cin}}$, qui marque le couplage entre le système mécanique et le système électrique. Elle est constituée de trois dipôles équivalents en parallèle. En effet, l'inverse de l'impédance est :

$$\frac{1}{\underline{Z}_{\text{cin}}} = \underbrace{\left[\frac{m_0}{(Ba)^2} \right]}_{= C_{\text{cin}}} j\omega + \underbrace{\left[\frac{k}{(Ba)^2} \right]}_{= 1/L_{\text{cin}}} \frac{1}{j\omega} + \underbrace{\left[\frac{\alpha}{(Ba)^2} \right]}_{= 1/R_{\text{cin}}}.$$

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

Le haut-parleur est donc électriquement équivalent à :

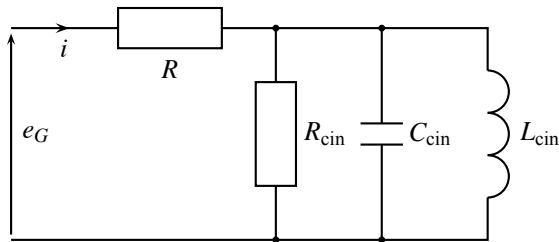


Figure 31.11 – Modèle électrique du haut-parleur.

Le comportement du haut-parleur dépend donc de la pulsation ω . Il n’a donc pas les mêmes performances pour toutes les fréquences. Dans la pratique, pour assurer une bonne restitution du son, il faut associer plusieurs haut-parleurs.

SYNTHÈSE

SAVOIRS

- dispositif des rails de Laplace
- principe du freinage par induction
- origine et utilisation des courants de Foucault
- principe d’un alternateur
- principe de fonctionnement d’un haut-parleur

SAVOIR-FAIRE

- analyser qualitativement le fonctionnement d’un système électromécanique
- maîtriser les conventions d’algébrisation des grandeurs électriques et mécaniques
- écrire et résoudre les équations électrique et mécanique
- effectuer un bilan énergétique

MOTS-CLÉS

- | | | |
|--------------------|---------------------|------------------------|
| • électromécanique | • moteur électrique | • alternateur |
| • rails de Laplace | • haut-parleur | • courants de Foucault |

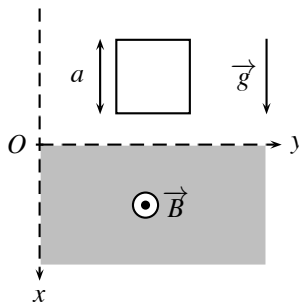
S'ENTRAÎNER

31.1 Chute libre d'une spire carrée dans un champ magnétique (★)

Une spire carrée de côté a est en chute libre dans le plan vertical (Oxy). Sa résistance électrique est notée R , son auto-inductance L .

L'espace est divisé en deux régions :

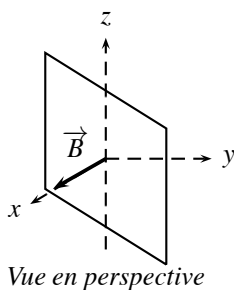
- dans la région $x < 0$, il n'y a pas de champ magnétique,
- dans la région $x > 0$ règne un champ magnétique uniforme et stationnaire : $\vec{B} = B\vec{u}_z$.



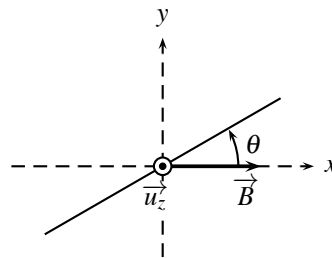
Établir une équation différentielle régissant la vitesse $v(t)$ du cadre dans les 3 cas suivants :

1. le cadre est entièrement dans la région $x < 0$,
2. le cadre est à cheval sur les régions $x < 0$ et $x > 0$,
3. le cadre est entièrement dans la région $x > 0$.

31.2 Cadre en rotation (★)



Vue en perspective



Vue de dessus

Un cadre rectangulaire peut tourner sans frottement autour de l'axe vertical (Oz), par rapport auquel son moment d'inertie est J . Il a une surface S , une résistance électrique R et une auto-inductance négligeable. Il est placé dans un champ magnétique uniforme et stationnaire $\vec{B} = B\vec{u}_x$ horizontal et sa position est repérée par l'angle θ entre son plan et le plan (Ozx).

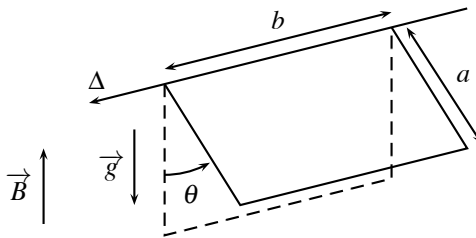
À l'instant initial, $\theta(0) = 0$ et $\frac{d\theta}{dt}(0) = \omega_0$.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

1. Sans calcul, indiquer et justifier la nature du mouvement du cadre.
2. Établir une équation différentielle vérifiée par $\theta(t)$.
3. On donne $\int \cos^2 \theta d\theta = \frac{\theta}{2} + \frac{\sin(2\theta)}{4}$. Quelle doit être la vitesse angulaire initiale ω_0 pour que le cadre s'arrête au bout de 1 tour exactement ? Représenter la trajectoire de phase dans ce cas.
4. Faire un bilan énergétique.

31.3 Cadre oscillant (★)

Un cadre conducteur rectangulaire, de largeur a et longueur b , tourne sans frottement autour d'un axe horizontal Δ coïncidant avec l'un de ses grands côtés. La masse du cadre est m , son moment d'inertie par rapport à Δ est J .



Le cadre est placé dans un champ magnétique uniforme et stationnaire $\vec{B}$ vertical. Il a une résistance électrique R et son auto-inductance est négligée. Sa position est repérée par l'angle θ entre son plan et le plan vertical contenant Δ . À l'instant initial, il est lâché sans vitesse de la position θ_0 .

1. Établir l'équation différentielle à laquelle obéit $\theta(t)$. La simplifier, sachant que θ_0 est très petit devant 1 radian.
2. Pour quelle valeur de B a-t-on un amortissement critique ?

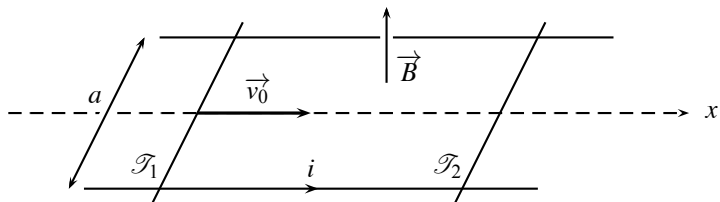
31.4 Interaction entre deux tiges (★)

Deux tiges $\mathcal{T}_1$ et $\mathcal{T}_2$ identiques, de masse m , sont posées sur deux rails parallèles horizontaux espacés d'une distance a . Les tiges glissent sans frottement sur les rails tout en restant parallèles entre elles et perpendiculaires aux rails. L'ensemble est plongé dans un champ magnétique vertical uniforme et constant $\vec{B}$.

La résistance électrique des rails est négligeable, les résistances électriques de chacune des deux tiges sont égales à $\frac{R}{2}$. L'inductance propre du circuit formé par les rails et les tiges est négligée.

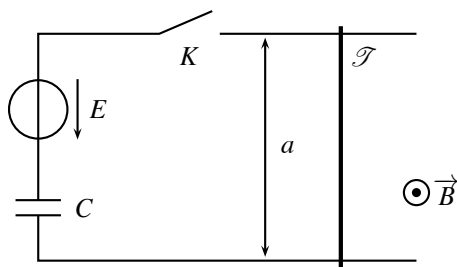
À $t = 0$, $\mathcal{T}_2$ est immobile et $\mathcal{T}_1$ est animée d'une vitesse $\vec{v}_0 = v_0 \vec{u}_x$.

1. Décrire sans calcul ce que l'on observe à partir de $t = 0$.
2. On appelle $\vec{v}_1 = v_1 \vec{u}_x$ et $\vec{v}_2 = v_2 \vec{u}_x$ les vitesses respectives des tiges $\mathcal{T}_1$ et $\mathcal{T}_2$. Établir un système de deux équations différentielles couplées vérifiées par $v_1(t)$ et $v_2(t)$.



- 3. Déterminer les fonctions $S(t) = v_1(t) + v_2(t)$ et $D(t) = v_1(t) - v_2(t)$. En déduire $v_1(t)$ et $v_2(t)$. Représenter graphiquement sur un même schéma $v_1(t)$ et $v_2(t)$.
- 4. Calculer l'intensité du courant $i(t)$ qui circule dans les deux tiges.
- 5. Calculer l'énergie W_{Joule} dissipée par effet Joule entre $t = 0$ et $t = \infty$.
- 6. Calculer la variation ΔE_m d'énergie mécanique du système entre $t = 0$ et $t = \infty$. Commenter.

31.5 Rail de Laplace avec un circuit capacitif (★★)



- Une tige conductrice $\mathcal{T}$ glisse sur deux rails horizontaux distants de a . Elle ferme électriquement un circuit comprenant un interrupteur K , un condensateur de capacité C et un générateur de f.é.m. constante E . $\mathcal{T}$ a une résistance électrique R et une masse m . L'auto-inductance du circuit est négligée.
- L'ensemble est plongé dans des champs magnétique et de pesanteur uniformes et stationnaires.
- On ferme à l'instant initial l'interrupteur K alors que la tige $\mathcal{T}$ est immobile.
- 1. Établir une équation électrique et une équation mécanique décrivant le circuit.
 - 2. Établir et intégrer une équation différentielle pour l'intensité du courant dans le circuit pour montrer qu'elle s'écrit sous la forme : $i(t) = i_0 \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$. Identifier i_0 et τ .
 - 3. En déduire que la vitesse $v(t)$ de la tige se met sous la forme : $v(t) = v_0 \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right)$. Identifier v_0 .
 - 4. Calculer l'énergie W_G fournie par le générateur entre les instants initial ($t = 0$) et final ($t = \infty$), en fonction de E , τ et R .
 - 5. Calculer la tension aux bornes du condensateur $u_C(t)$.

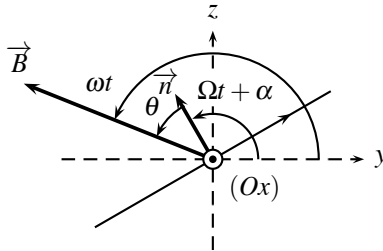
CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

6. Calculer la variation $\Delta \mathcal{E}_{\text{elec}}$ de l'énergie stockée par le condensateur entre les instants initial et final.
7. Calculer l'énergie W_{Joule} dissipée par effet Joule entre les instants initial et final.
8. Calculer la variation d'énergie cinétique ΔE_c de la tige entre les instants initial et final.
9. Quelle relation existe-t-il entre W_G , $\Delta \mathcal{E}_{\text{elec}}$, W_{Joule} et ΔE_c ? Interpréter.



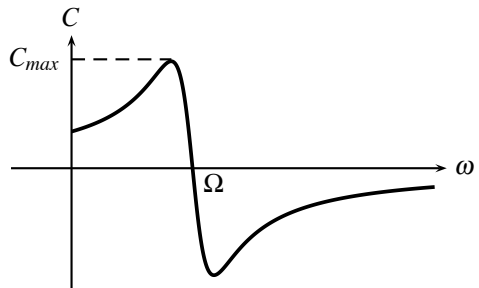
31.6 Moteur asynchrone (MAS) (★)

Une spire plate de résistance R , d'inductance L et de surface S , tourne à vitesse angulaire constante Ω autour de l'axe (Ox) . La normale $\vec{n}$ à la spire est contenue dans le plan (Oyz) . La spire est plongée dans un champ magnétique $\vec{B}$ localement uniforme, contenu dans le plan (Oyz) , de norme constante, tournant à la vitesse angulaire constante ω autour de (Ox) . Ce dispositif est utilisé en moteur électrique : le champ magnétique entraîne la bobine.



1. Comment réaliser un champ magnétique tournant ?
2. Expliquer sans équation pourquoi la spire tourne. Les deux vitesses ω et Ω peuvent-elles être identiques ?
3. Calculer l'équation différentielle régissant l'évolution du courant dans la bobine en fonction de l'angle instantané θ entre le champ magnétique $\vec{B}$ et la normale $\vec{n}$ à la spire. L'intégrer en régime sinusoïdal établi en utilisant la méthode complexe.
4. Calculer le moment par rapport à l'axe (Ox) du couple de Laplace auquel la spire est soumise et sa moyenne au cours du temps, $C(\omega)$. Indication : $\cos(\arctan x) = \frac{1}{\sqrt{1+x^2}}$.

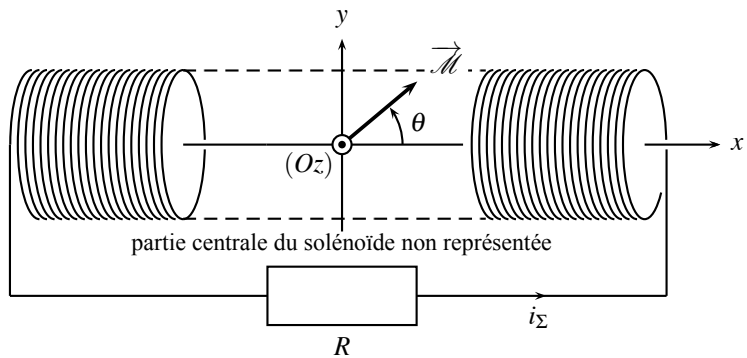
5. L'allure de la courbe $C(\omega)$ est donnée ci-contre.
- Le moteur peut-il démarrer seul ?
- Étudier graphiquement la stabilité des points de fonctionnement si le moteur entraîne une charge qui impose un couple résistant constant connu.



31.7 Alternateur (★★)

Un aimant de moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$, contenu dans le plan (Oxy) , tourne sans frottement autour de l'axe (Oz) à la vitesse angulaire constante $\vec{\omega} = \omega_0 \vec{u}_z$. Le moment d'inertie de l'aimant par rapport à l'axe (Oz) est noté J . Un opérateur extérieur applique un couple $\vec{\Gamma}_{op}$ à l'aimant. L'angle que fait l'aimant avec l'axe (Ox) est noté $\theta(t)$.

L'axe (Oz) et l'aimant sont placés dans un solénoïde Σ contenant n spires par unité de longueur, d'axe (Ox) , de résistance électrique r , d'inductance propre L . Σ est fermé sur une résistance R , très supérieure à r .



L'ensemble modélise, par exemple, un alternateur de bicyclette qui débite dans une ampoule. L'opérateur est alors la personne qui pédale.

1. Analyser le phénomène sans faire de calcul et expliquer pourquoi l'opérateur doit appliquer le couple supplémentaire $\vec{\Gamma}_{op}$ à l'aimant pour maintenir sa vitesse constante à ω_0 .
2. L'instant origine $t = 0$ est choisi au moment où l'aimant est suivant $\vec{u}_x$, c'est-à-dire que $\theta(0) = 0$. En déduire le lien entre $\theta(t)$ et ω_0 .
3. L'aimant, de moment magnétique $\vec{\mathcal{M}} = \mathcal{M} \vec{n}$, peut être assimilé à une spire fictive de vecteur surface $\vec{S} = S \vec{n}$.

Établir le flux du champ magnétique du solénoïde à travers la spire fictive. En déduire le coefficient de mutuelle induction M entre le solénoïde et la spire fictive. En déduire le flux du champ magnétique de l'aimant dans le solénoïde puis la f.é.m. induite dans le solénoïde lors de la rotation de l'aimant.

4. Écrire l'équation différentielle qui régit l'évolution de l'intensité $i_\Sigma(t)$ du courant dans le solénoïde. On posera $\tau = L/R$. Établir l'expression de $i_\Sigma(t)$ en régime sinusoïdal établi, sous la forme :

$$i_\Sigma(t) = \frac{\mu_0 n \mathcal{M} \omega_0}{R \sqrt{1 + \alpha^2}} \sin(\omega_0 t - \arctan(\alpha)),$$

où α est un terme à exprimer en fonction de τ et ω_0 .

5. Calculer le couple exercé sur l'aimant. En déduire une équation sur la vitesse angulaire de l'aimant, puis l'expression du couple moyen $\langle \vec{\Gamma}_{op} \rangle$ que doit exercer l'opérateur pour maintenir constante la vitesse angulaire de l'aimant. On utilisera : $\cos(\arctan x) = \frac{1}{\sqrt{1 + x^2}}$.

6. Établir un bilan énergétique commenté.

CORRIGÉS

31.1 Chute libre d’une spire carrée dans un champ magnétique

On oriente la spire dans le sens trigonométrique positif. Ainsi le vecteur surface est $\vec{S} = S\vec{u}_z$. On note $\vec{v} = v(t)\vec{u}_x$ la vitesse de la spire.

1. Si la spire est entièrement dans la zone $x < 0$, il n’y a aucun phénomène d’induction. La spire est en chute libre. Le principe fondamental de la dynamique appliqué à la spire s’écrit :

$$m \frac{d\vec{v}}{dt} = m \vec{g} \quad \text{soit} \quad \frac{d\vec{v}}{dt} = \vec{g}.$$

2. Il n’y a pas de force de Laplace sur le côté supérieur ; les forces de Laplace sur les côtés verticaux s’annulent deux à deux :

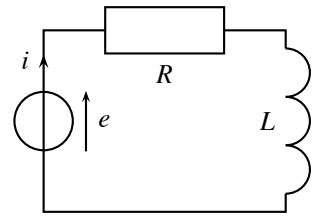
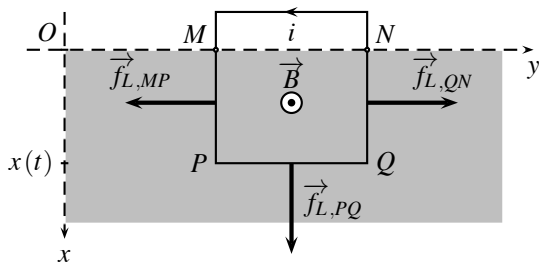
$$\vec{f}_{L,MP} + \vec{f}_{L,QN} = i\vec{MP} \wedge \vec{B} + i\vec{QN} \wedge \vec{B} = i(\vec{MP} + \vec{QN}) \wedge \vec{B} = \vec{0}.$$

Seule reste celle sur le côté inférieur :

$$\vec{f}_{L,PQ} = i\vec{PQ} \wedge \vec{B} = -i(a\vec{u}_y) \wedge (B\vec{u}_z) = i(t)aB\vec{u}_x.$$

Le principe fondamental de la dynamique, appliqué au cadre, en projection sur $\vec{u}_x$, mène à :

$$m \frac{dv}{dt} = i(t)aB + mg \quad (EM)$$



On cherche l’équation électrique. La surface du cadre offerte au champ magnétique est $S = ax(t)$. Le flux du champ magnétique à travers le cadre et la f.é.m. induite valent :

$$\varphi = \vec{B} \cdot (S\vec{u}_z) = Bax(t) \quad \text{donc} \quad e = -\frac{d\varphi}{dt} = -Bav(t).$$

Le schéma électrique du circuit est dessiné ci-dessus. La loi des mailles s’écrit :

$$e(t) = Ri(t) + L \frac{di}{dt} \quad \text{soit} \quad -Bav(t) = Ri(t) + L \frac{di}{dt} \quad (EE).$$

On obtient une équation différentielle sur la vitesse seule en prélevant $i(t)$ dans (EM) :

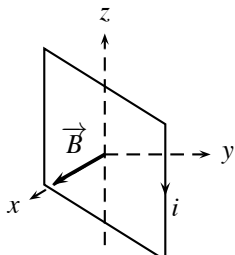
$$i = \frac{m}{Ba} \left(\frac{dv}{dt} - g \right), \text{ que l'on injecte dans (EE) :}$$

$$-Bav(t) = \frac{Rm}{Ba} \left(\frac{dv}{dt} - g \right) + \frac{Lm}{Ba} \frac{d}{dt} \left(\frac{dv}{dt} - g \right) \Leftrightarrow \frac{Lm}{(Ba)^2} \frac{d^2v}{dt^2} + \frac{Rm}{(Ba)^2} \frac{dv}{dt} + v(t) = \frac{Rmg}{(Ba)^2}.$$

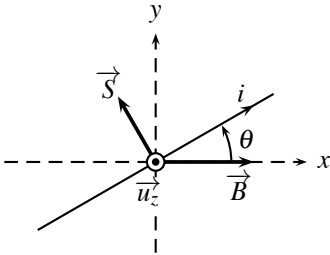
3. La spire est complètement plongée dans le champ magnétique, le flux magnétique à travers elle est constant et il n’y a aucun phénomène d’induction. On retrouve donc : $\frac{d\vec{v}}{dt} = \vec{g}$.

31.2 Cadre en rotation

1. Le cadre est mis en mouvement , il coupe les lignes de champ magnétique et le flux magnétique qui le traverse varie ; il y a donc un phénomène d’induction qui fait apparaître un courant dans le cadre. Dès lors, le cadre est parcouru par un courant et plongé dans un champ magnétique uniforme donc soumis à un couple de Laplace. D’après la loi de Lenz, ce couple freine le cadre.



Vue en perspective



Vue de dessus

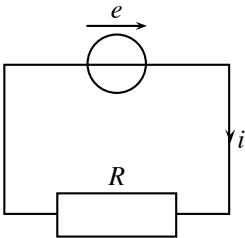
2. On oriente arbitrairement le cadre comme dans le sens indiqué ci-dessus, afin de faire apparaître son vecteur surface $\vec{S}$ d’après la règle de la main droite.

Le flux magnétique et la f.é.m. induite dans le cadre sont :

$$\varphi = BS \cos \left(\theta + \frac{\pi}{2} \right) = -BS \sin \theta \quad \text{et} \quad e = -\frac{d\varphi}{dt} = BS \cos \theta \frac{d\theta}{dt}.$$

Le schéma électrique du cadre est représenté ci-contre. D’après la loi d’Ohm :

$$e(t) = Ri(t) \quad \text{donc} \quad Ri(t) = BS \cos \theta \frac{d\theta}{dt} \quad (EE).$$



Le moment magnétique du cadre est $\vec{\mathcal{M}} = i(t) \vec{S} = iS (\sin \theta \vec{u}_x + \cos \theta \vec{u}_y)$. Il est soumis de la part du champ magnétique uniforme $\vec{B}$ au couple de Laplace : $\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B} = -iBS \cos \theta \vec{u}_z$. Le cadre est par ailleurs soumis à son poids, dont le moment par rapport à l’axe vertical (Oz) est nul, et à l’action de liaison, dont le moment par rapport à (Oz) est aussi nul parce qu’il n’y a pas de frottement. Le théorème du moment cinétique par rapport à l’axe (Oz) appliqué au cadre s’écrit :

$$J \frac{d^2 \theta}{dt^2} = -i(t) BS \cos(\theta) \quad (EM).$$

En combinant les équations (EE) et (EM) pour éliminer l’intensité $i(t)$ on obtient :

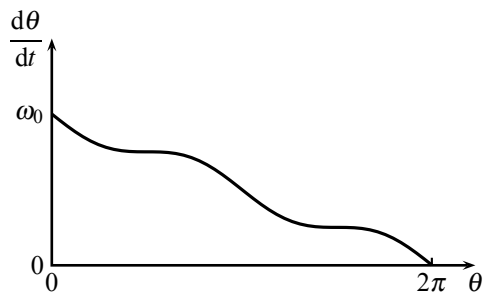
$$J \frac{d^2 \theta}{dt^2} = -\frac{(BS)^2}{R} \cos^2 \theta \frac{d\theta}{dt}.$$

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

3. En intégrant l'équation ci-dessus entre l'instant initial et un instant t quelconque on trouve :

$$\frac{d\theta}{dt} = \omega_0 - \frac{(BS)^2}{RJ} \left(\frac{\theta}{2} + \frac{\sin(2\theta)}{4} \right).$$

D'après cette relation, le cadre s'arrête au bout d'un tour si : $\omega_0 = \frac{\pi(BS)^2}{R}$. La trajectoire de phase correspondant à ce cas est représentée ci-contre.

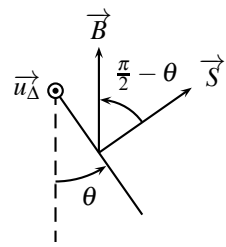
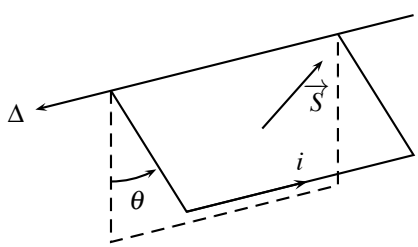


$$4. \begin{cases} (EM) \times \frac{d\theta}{dt} \Rightarrow \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} J \left(\frac{d\theta}{dt} \right)^2 \right) = -BSi \frac{d\theta}{dt} \cos \theta \\ (EE) \times i \Rightarrow Ri^2 = BSi \frac{d\theta}{dt} \cos \theta \end{cases}$$

On en déduit, en notant $E_c = \frac{1}{2} J \left(\frac{d\theta}{dt} \right)^2$ l'énergie cinétique du cadre et $\mathcal{P}_{\text{Joule}} = Ri^2(t)$ la puissance dissipée par effet Joule : $\frac{dE_c}{dt} = -\mathcal{P}_{\text{Joule}}$. L'énergie cinétique du cadre est transformée en énergie électrique et dissipée par effet Joule. C'est le principe du freinage par induction.

31.3 Cadre oscillant

1. On oriente le cadre arbitrairement pour avoir $\vec{S}$ vers le haut sur le schéma, d'après la règle de la main droite.



Le flux magnétique à travers le circuit est : $\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S} = Bab \cos \left(\frac{\pi}{2} - \theta \right) = Babs \sin \theta$, et la f.é.m. induite : $e = -\frac{d\varphi}{dt} = -abB \frac{d\theta}{dt} \cos \theta$.

Comme on néglige l'auto-induction dans le circuit, le schéma électrique est le même qu'à l'exercice 2. La loi d'Ohm s'écrit alors :

$$e = Ri \Rightarrow -abB \frac{d\theta}{dt} \cos \theta = Ri \quad (EE).$$

Le cadre est soumis à son poids $m\vec{g}$, au couple de Laplace $\vec{\Gamma}_L$ et à l'action de liaison.

On exprime le couple de Laplace en observant la figure ci-dessus à droite :

$$\vec{\Gamma}_L = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B} = i \vec{S} \wedge \vec{B} = iabB \sin\left(\frac{\pi}{2} - \theta\right) \vec{u}_\Delta = iabB \cos\theta \vec{u}_\Delta.$$

Son moment par rapport à l'axe de rotation Δ est : $\mathcal{M}_\Delta(\text{Laplace}) = \vec{\Gamma}_L \cdot \vec{u}_\Delta = iabB \cos\theta$.

Le moment du poids par rapport à Δ est (calcul classique) : $\mathcal{M}_\Delta(\text{poids}) = -\frac{a}{2}mg \sin\theta$.

La liaison pivot est sans frottement donc : $\mathcal{M}_\Delta(\text{liaison}) = 0$.

Le théorème du moment cinétique par rapport à l'axe Δ appliqué au cadre s'écrit :

$$J \frac{d^2\theta}{dt^2} = iabB \cos\theta - \frac{a}{2}mg \sin\theta \quad (EM),$$

qui est l'équation mécanique du système. En combinant les équations (EE) et (EM) on obtient l'équation différentielle en $\theta(t)$:

$$J \frac{d^2\theta}{dt^2} = -\frac{(abB)^2}{R} \frac{d\theta}{dt} \cos^2\theta - \frac{mga}{2} \sin\theta.$$

La position d'équilibre est $\theta = 0$, donc si $\theta_0 \ll 1$ alors à tout instant $\theta \ll 1$ donc : $\cos\theta \simeq 1$ et $\sin\theta \simeq \theta$. L'équation différentielle devient alors :

$$\frac{2J}{mga} \frac{d^2\theta}{dt^2} + \frac{2ab^2B^2}{mgR} \frac{d\theta}{dt} + \theta(t) = 0.$$

2. On a trouvé l'équation différentielle d'un oscillateur harmonique amorti. L'amortissement est critique quand le discriminant de l'équation caractéristique est nul, soit quand :

$$\left(\frac{2ab^2B^2}{mga}\right)^2 - \frac{8J}{mga} = 0 \quad \Leftrightarrow \quad B = B_c = \sqrt{\frac{R}{ab^2} \sqrt{\frac{2Jmg}{a}}}.$$

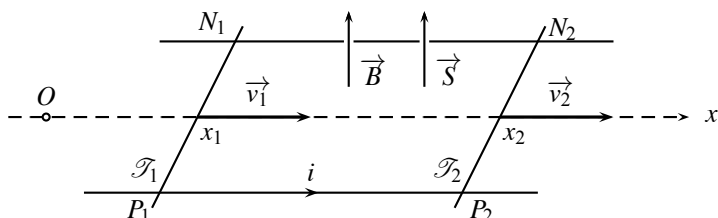
31.4 Interaction entre deux tiges

1. Au départ la tige $\mathcal{T}_1$ est en mouvement; elle coupe les lignes de champ et le flux magnétique traversant le circuit formé par les rails, $\mathcal{T}_1$ et $\mathcal{T}_2$ varie : il y a donc un phénomène d'induction qui fait apparaître un courant induit dans ce circuit. Dès lors, les deux tiges sont parcourues par un courant et plongées dans un champ magnétique donc elles sont soumises à des forces de Laplace. La force de Laplace $\vec{f}_{L1}$ s'appliquant sur $\mathcal{T}_1$ s'oppose à son mouvement, d'après la loi de Lenz : la tige $\mathcal{T}_1$ est ralentie. La force de Laplace $\vec{f}_{L2}$ s'appliquant sur $\mathcal{T}_2$ la met en mouvement.

2. Le circuit $N_1P_1P_2N_2$ est orienté comme indiqué sur la figure; d'après la règle de la main droite, son vecteur surface $\vec{S} = S\vec{u}_z$ est dans le même sens que $\vec{B}$.

L'origine de l'axe (Ox) est quelconque; les positions des tiges sont notées x_1 et x_2 .

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE



Le flux du champ magnétique à travers le circuit et la f.é.m. induite sont :

$$\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S} = BS = B(x_2 - x_1)a \quad \text{et} \quad e = -\frac{d\varphi}{dt} = -B(v_2 - v_1)a.$$

Le circuit a une résistance totale R et une auto-inductance négligeable. Son schéma électrique est identique à celui de l'exercice 2. La loi des mailles s'écrit :

$$e = Ri = aB(v_1 - v_2) \quad (EE).$$

Après avoir écrit l'équation électrique on écrit les équations mécaniques. Les forces de Laplace sont :

$$\vec{f}_{L1} = i\vec{N_1P_1} \wedge \vec{B} = -iaB\vec{u}_x \quad \text{et} \quad \vec{f}_{L2} = i\vec{P_2N_2} \wedge \vec{B} = iaB\vec{u}_x.$$

Les lois de la quantité de mouvement, appliquées aux tiges $\mathcal{T}_1$ et $\mathcal{T}_2$, en projection sur $\vec{u}_x$, mènent à :

$$m\frac{dv_1}{dt} = -iaB \quad (EM1) \quad \text{et} \quad m\frac{dv_2}{dt} = iaB \quad (EM2).$$

En injectant l'expression de i donnée par (EE) dans $(EM1)$ et $(EM2)$ on obtient :

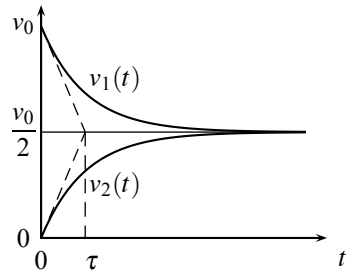
$$m\frac{dv_1}{dt} = -\frac{(aB)^2}{R}(v_1 - v_2) \quad \text{et} \quad m\frac{dv_2}{dt} = \frac{(aB)^2}{R}(v_1 - v_2).$$

3. Additionnons ces deux équations : $m\frac{d}{dt}(v_1 + v_2) = 0$ soit $\frac{dS}{dt} = 0$ soit $S(t) = \lambda$, constante. À l'instant initial, $S(0) = v_1(0) + v_2(0) = v_0$. Il vient donc : $S(t) = v_1(t) + v_2(t) = v_0$.

En faisant la différence des deux équations on trouve : $\frac{dD}{dt} = -\frac{2(aB)^2}{mR}D(t)$. La solution de cette équation différentielle est, en posant $\tau = \frac{Rm}{2(aB)^2}$: $D(t) = \mu \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$, où μ est une constante. La condition initiale est : $D(0) = v_1(0) - v_2(0) = v_0$. On en tire $\mu = v_0$ et $D(t) = v_0 \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$.

On peut maintenant exprimer les vitesses :

$$v_1(t) = \frac{S(t) + D(t)}{2} = \frac{v_0}{2} \left(1 + \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right)$$
$$v_2(t) = \frac{S(t) - D(t)}{2} = \frac{v_0}{2} \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \right)$$



4. D’après l’équation électrique : $i(t) = \frac{Ba}{R} (v_1 - v_2) = \frac{Bav_0}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$.

5. La puissance dissipée par effet Joule est $\mathcal{P}_{\text{Joule}} = Ri^2$. L’énergie dissipée par effet Joule est :

$$W_{\text{Joule}} = \int_{t=0}^{\infty} \mathcal{P}_{\text{Joule}} dt = \frac{(Bav_0)^2}{R} \int_0^{\infty} \exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right) dt$$
$$= -\frac{\tau (Bav_0)^2}{2R} \left[\exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right) \right]_0^{\infty} = \frac{1}{4} mv_0^2.$$

6. Les rails sont horizontaux, l’énergie potentielle des tiges reste nulle et la variation d’énergie mécanique est égale à la variation d’énergie cinétique :

$$\Delta E_m = 2 \times \frac{1}{2} m \left(\frac{v_0}{2} \right)^2 - \frac{1}{2} mv_0^2 = -\frac{1}{4} mv_0^2.$$

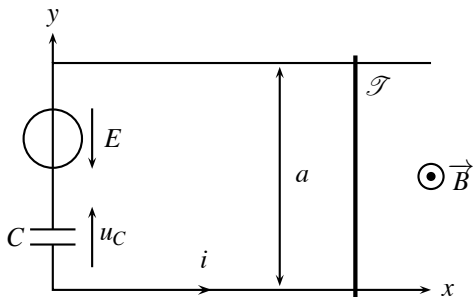
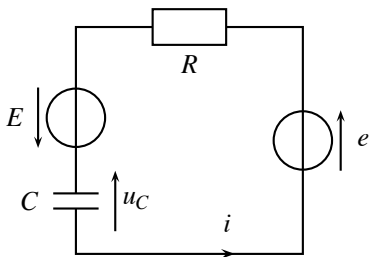
La moitié de l’énergie initiale du système a été perdue ; elle a été dissipée par effet Joule : $\Delta E_m = -W_{\text{Joule}}$.

31.5 Rail de Laplace avec un circuit capacitif

1. L’axe (Ox) est arbitrairement choisi vers la droite et l’axe (Oz) tel que $\vec{B} = B\vec{u}_z$ (voir figure ci-dessous à droite). On choisit pour sens positif du courant le sens de la flèche de E . Le vecteur surface du circuit est donc $\vec{S} = S\vec{u}_z$, d’après la règle de la main droite.

Le flux magnétique à travers le circuit est $\varphi = \vec{B} \cdot \vec{S} = Bax(t)$, où $x(t)$ est l’abscisse de la tige. D’après la loi de Faraday la f.é.m. induite dans le circuit est : $e(t) = -Ba \frac{dx}{dt} = -Bav(t)$,

en posant $v(t) = \frac{dx}{dt}$.



CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

Le schéma électrique est représenté ci-dessus à gauche. On écrit la loi des mailles : :

$$E - u_C(t) + e(t) - Ri(t) = 0 \quad \text{soit} \quad E - Bav(t) = Ri(t) + u_C(t) \quad (EE).$$

La force de Laplace sur $\mathcal{S}$ est : $\vec{f}_L = (a\vec{u}_y) \wedge (B\vec{u}_z) = i(t)aB\vec{u}_x$. Attendu que ni le poids ni la réaction des rails n'ont de composante suivant $\vec{u}_x$, le principe fondamental de la dynamique, appliqué à $\mathcal{S}$ en projection sur $\vec{u}_x$, s'écrit :

$$m \frac{dv}{dt} = i(t)aB \quad (EM).$$

2. On cherche une équation différentielle pour $i(t) = C \frac{du_C}{dt}$. Pour cela on dérive (EE) par rapport au temps : $-Ba \frac{dv}{dt} = R \frac{di}{dt} + \frac{i(t)}{C}$; or d'après (EM) : $\frac{dv}{dt} = \frac{i(t)aB}{m}$, il reste donc :

$$R \frac{di}{dt} + \left(\frac{1}{C} + \frac{(aB)^2}{m} \right) i(t) = 0.$$

Cette équation a pour solution, en posant $\tau = \frac{mRC}{m + C(aB)^2}$: $i(t) = \lambda \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$, où λ est une constante. Pour trouver λ il faut appliquer les conditions initiales. La tension u_C est continue, nulle avant la fermeture de K donc aussi immédiatement après ; de même la tige a une vitesse nulle avant la fermeture de K est aussi immédiatement après. En écrivant (EE) à $t = 0^+$ on trouve : $E - 0 = R\lambda + 0$ donc $\lambda = \frac{E}{R}$. Finalement :

$$i(t) = \frac{E}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \quad \text{avec} \quad \tau = \frac{mRC}{m + C(aB)^2}.$$

3. On en déduit avec (EM) : $\frac{dv}{dt} = \frac{aB}{m} \frac{E}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)$ donc $v(t) = -\frac{aB\tau}{m} \frac{E}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) + \mu$, où la constante μ est trouvée avec $v(0) = 0$. Finalement :

$$v(t) = \frac{aB\tau}{m} \frac{E}{R} \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right).$$

4. La puissance délivrée par le générateur est $\mathcal{P}_G(t) = Ei(t)$. Ainsi, l'énergie délivrée par le générateur entre $t = 0$ et $t = \infty$ est :

$$W_G = \int_0^\infty \mathcal{P}_G(t) dt = \int_0^\infty Ei(t) dt = \frac{E^2}{R} \int_0^\infty \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) dt = \frac{E^2\tau}{R}.$$

5. On a : $\begin{cases} i(t) = C \frac{du_C}{dt} = \frac{E}{R} \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right) \\ u_C(0) = 0 \end{cases}$ donc $u_C(t) = \frac{E\tau}{RC} \left(1 - \exp\left(-\frac{t}{\tau}\right)\right)$.

$$6. \Delta \mathcal{E}_{\text{elec}} = \frac{1}{2} Cu_C^2(\infty) - \frac{1}{2} Cu_C^2(0) = \frac{E^2\tau^2}{2R^2C}.$$

$$7. W_{\text{Joule}} = \int_0^\infty Ri^2(t) dt = \frac{E^2}{R} \int_0^\infty \exp\left(-2\frac{t}{\tau}\right) dt = \frac{E^2\tau}{2R}.$$

8. $\Delta E_c = \frac{1}{2}mv^2(\infty) - \frac{1}{2}mv^2(0) = \frac{E^2(aB)^2\tau^2}{2mR^2}.$

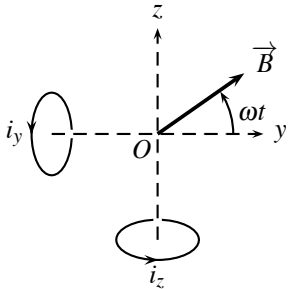
9. On constate que : $W_G = \Delta \mathcal{E}_{\text{elec}} + W_{\text{Joule}} + \Delta E_c$. Cette relation signifie que l'énergie fournie par le générateur est stockée sous forme d'énergie électrique dans le condensateur, sous forme d'énergie cinétique de la tige et, pour le reste, dissipée par effet Joule.

31.6 Machine asynchrone (MAS)

1. Il faut deux spires d'axes orthogonaux et alimentées par des courants en quadrature temporelle :

$$\begin{cases} i_y = i_0 \cos \omega t \\ i_z = i_0 \sin \omega t \end{cases} \quad \text{ainsi} \quad \begin{cases} B_y = B_0 \cos \omega t \\ B_z = B_0 \sin \omega t \end{cases}$$

où la valeur de B_0 dépend de la géométrie des deux spires et de leur distance au point à O .



2. La spire initialement ne tourne pas et le champ magnétique $\vec{B}$ tourne ; le flux de $\vec{B}$ à travers la spire varie, ce qui provoque un phénomène d'induction et l'apparition d'un courant induit i dans la spire. Ainsi la spire, parce qu'elle est parcourue par un courant et plongée dans un champ magnétique, subit un couple de Laplace qui la met en rotation. Intuitivement, la spire « essaie de rattraper » le champ magnétique pour orienter son moment magnétique $\vec{\mathcal{M}}$ parallèlement à $\vec{B}$.

La spire peut-elle tourner à la même vitesse angulaire que le champ magnétique ? Si c'était le cas, le flux magnétique à travers la spire ne varierait plus et il n'y aurait plus de f.é.m. induite ni de couple de Laplace et la spire s'arrêterait. Il y a donc toujours un léger *glissement* entre $\vec{B}$ et la spire qui ne tourne pas de manière synchrone avec le champ magnétique, d'où le nom de machine asynchrone.

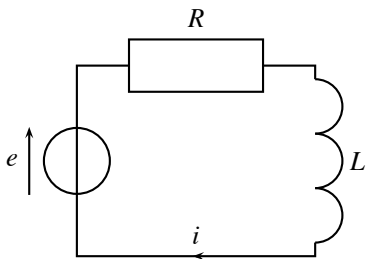
3. On voit sur la figure de l'énoncé que $\theta = (\omega - \Omega)t - \alpha$. Alors le flux magnétique et la f.é.m. induite dans la spire sont :

$$\varphi = \vec{B} \cdot (S\vec{n}) = BS \cos \theta \quad \text{et} \quad e = -\frac{d\varphi}{dt} = BS\dot{\theta} \sin \theta = BS(\omega - \Omega) \sin((\omega - \Omega)t - \alpha).$$

Le schéma électrique de la spire est représenté ci-contre. On en déduit par application de la loi des mailles :

$$L \frac{di}{dt} + Ri(t) = BS(\omega - \Omega) \sin((\omega - \Omega)t - \alpha).$$

En régime sinusoïdal établi, $i(t)$ est un signal sinusoïdal de même pulsation que le terme de droite, c'est à dire de pulsation $\omega' = \omega - \Omega$.



CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

On passe en notation complexe :

$$(jL\omega' + R)\underline{i} = -jBS\omega' \exp(j(\omega't - \alpha)) \Rightarrow \underline{i} = \frac{-jBS\omega'}{R + jL\omega'} \exp(j(\omega't - \alpha)).$$

L'amplitude du courant $i(t)$ et sa phase initiale sont :

$$I_0 = |\underline{i}| = \frac{BS\omega'}{\sqrt{R^2 + (L\omega')^2}} \quad \text{et} \quad \psi = \arg \underline{i} - \omega't = -\frac{\pi}{2} - \alpha - \arctan \frac{L\omega'}{R}.$$

Alors :

$$i(t) = I_0 \cos(\omega't + \psi) = \frac{BS\omega'}{\sqrt{R^2 + (L\omega')^2}} \cos(\omega't + \psi).$$

4. Le couple s'exerçant sur la spire est : $\vec{\Gamma}_L(t) = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B} = i(t) S \vec{n} \wedge \vec{B} = i(t) SB \sin \theta(t) \vec{u}_x$.
Son moment par rapport à l'axe (Ox) est :

$$\Gamma_{Lx} = \vec{\Gamma}_L \cdot \vec{u}_x = i(t) SB \sin(\omega't - \alpha) = \frac{(BS)^2 \omega'}{\sqrt{R^2 + (L\omega')^2}} \cos(\omega't + \psi) \cos\left(\omega't - \alpha - \frac{\pi}{2}\right).$$

En moyenne :

$$\begin{aligned} C(\omega) = \langle \Gamma_{Lx} \rangle &= \left\langle \frac{(BS)^2 \omega'}{\sqrt{R^2 + (L\omega')^2}} \cos(\omega't + \psi) \cos\left(\omega't - \alpha - \frac{\pi}{2}\right) \right\rangle \\ &= \frac{1}{2} \frac{(BS)^2 \omega'}{\sqrt{R^2 + (L\omega')^2}} \cos\left(\psi + \alpha + \frac{\pi}{2}\right) = \frac{1}{2} \frac{(BS)^2 \omega'}{\sqrt{R^2 + (L\omega')^2}} \cos\left(\arctan \frac{L\omega'}{R}\right) \\ &= \frac{1}{2} \frac{(BS)^2 \omega'}{\sqrt{R^2 + (L\omega')^2}} \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{L\omega'}{R}\right)^2}} = \frac{1}{2} \frac{R(BS)^2 \omega'}{R^2 + (L\omega')^2} \\ C(\omega) &= \frac{1}{2} \frac{R(BS)^2 (\omega - \Omega)}{R^2 + (L(\omega - \Omega))^2} \end{aligned}$$

5. Le moteur ne peut pas développer un couple supérieur à C_{max} (voir figure ci-dessous). Il peut démarrer seul car $C(0) = 0$.

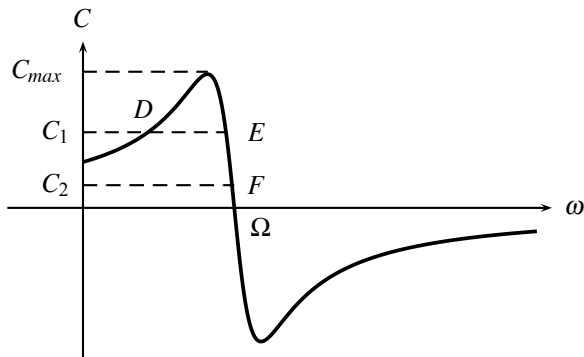
Si le couple résistant vaut C_2 alors le point de fonctionnement du moteur est en F . Il tourne avec une vitesse angulaire proche de Ω (tout en lui restant inférieure).

Si le couple résistant vaut C_1 , les points D et E sont deux points de fonctionnement possibles.

Le point D correspond à un fonctionnement instable. En effet, si le couple résistant augmente, alors la vitesse ω du moteur diminue (d'après le théorème du moment cinétique) et donc le couple moteur aussi ; alors le moteur ne peut plus entraîner la charge et il décroche. Si, à l'inverse, le couple résistant diminue, alors ω augmente et le couple moteur aussi ; le moteur tourne de plus en plus vite et arrive finalement en E .

Le point E correspond à un fonctionnement stable. En effet, si le couple résistant augmente, ω diminue et $C(\omega)$ augmente, ce qui rétablit l'équilibre entre les deux couples.

Remarque : si on entraîne le moteur par un couple extérieur $C_3 < 0$, alors $C(\omega) < 0$, c'est-à-dire que la MAS fournit de la puissance. C'est un générateur (alternateur asynchrone).



31.7 Alternateur

1. L'aimant tourne donc il crée un champ magnétique variable ; le flux de ce champ magnétique à travers le solénoïde Σ varie. D'après la loi de Faraday il apparaît donc une f.é.m. induite $e(t)$ dans Σ , qui est donc parcouru par un courant d'intensité $i_{\Sigma}(t)$. Ce courant crée un champ magnétique $\vec{B}_{\Sigma}$ qui exerce un couple $\vec{\Gamma}$ sur l'aimant ; ce couple tend à le freiner, d'après la loi de Lenz. Pour compenser, l'opérateur doit appliquer un couple $\vec{\Gamma}_{op}$ afin de maintenir la vitesse angulaire de l'aimant constante.

2. Avec la condition initiale choisie, $\theta(t) = \omega_0 t$.

3. L'aimant est équivalent à une bobine fictive de surface S , parcourue par un courant fictif d'intensité i_S tels que $\mathcal{M} = i_S \times S$.

Calculons la mutuelle inductance entre le solénoïde Σ , parcouru par le courant d'intensité i_{Σ} , et cette spire fictive. Le champ magnétique créé par le solénoïde est : $\vec{B}_{\Sigma} = \mu_0 n i_{\Sigma} \vec{u}_x$.

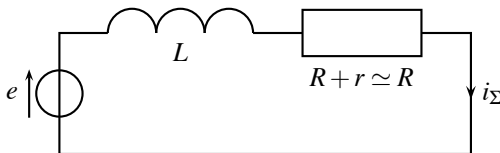
Le flux de $\vec{B}_{\Sigma}$ à travers la spire fictive, inclinée d'un angle θ par rapport à (Ox) , est : $\varphi_{\Sigma \rightarrow S} = \vec{B}_{\Sigma} \cdot (S \vec{n}) = \mu_0 n i_{\Sigma} S \cos \theta$.

D'après la définition de la mutuelle inductance M : $\varphi_{\Sigma \rightarrow S} = M i_{\Sigma}$. On en déduit : $M = \mu_0 n S \cos \theta$. Le flux que la spire fictive S , qui est parcourue par le courant d'intensité i_S , envoie dans Σ vaut donc :

$$\varphi_{S \rightarrow \Sigma} = M i_S = \mu_0 n S i_S \cos \theta = \mu_0 n \mathcal{M} \cos(\omega_0 t).$$

La f.é.m. induite dans le solénoïde Σ est : $e(t) = -\frac{d\varphi_{S \rightarrow \Sigma}}{dt} = \mu_0 n \mathcal{M} \omega_0 \sin(\omega_0 t)$.

4. Le schéma électrique du circuit du solénoïde est :



La loi des mailles s'écrit (EE) : $L \frac{di_{\Sigma}}{dt} + R i_{\Sigma}(t) = e(t)$, soit $\tau \frac{di_{\Sigma}}{dt} + i_{\Sigma}(t) = \frac{\mu_0 n \mathcal{M}}{R} \omega_0 \sin(\omega_0 t)$.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

La solution de cette équation différentielle est la somme d'une solution homogène, qui tend vers 0 au bout de quelques $\tau = \frac{L}{R}$, et d'une solution particulière qui décrit le régime sinusoïdal établi et que l'on calcule en utilisant la méthode complexe :

$$(j\tau\omega_0 + 1)\underline{i}_\Sigma(t) = \frac{\mu_0 n \mathcal{M}}{R} \omega_0 \exp\left(j\left(\omega_0 t - \frac{\pi}{2}\right)\right).$$

Ainsi : $\underline{i}_\Sigma(t) = \frac{\mu_0 n \mathcal{M} \omega_0}{R(1 + j\tau\omega_0)} \exp\left(j\left(\omega_0 t - \frac{\pi}{2}\right)\right)$, soit :

$$\underline{i}_\Sigma(t) = \frac{\mu_0 n \mathcal{M} \omega_0}{R\sqrt{1 + (\tau\omega_0)^2}} \exp\left(j\left(\omega_0 t - \frac{\pi}{2} - \arctan(\tau\omega_0)\right)\right).$$

En prenant la partie réelle : $i_\Sigma(t) = \frac{\mu_0 n \mathcal{M} \omega_0}{R\sqrt{1 + (\tau\omega_0)^2}} \sin(\omega_0 t - \arctan(\tau\omega_0))$.

5. Le couple $\vec{\Gamma}$ exercé sur l'aimant est :

$$\vec{\Gamma} = \vec{\mathcal{M}} \wedge \vec{B}_\Sigma = -\mathcal{M} \|\vec{B}_\Sigma\| \sin\theta \vec{u}_z = -\mathcal{M} \mu_0 n i_\Sigma(t) \sin\theta \vec{u}_z.$$

On applique le théorème du moment cinétique par rapport à l'axe (Oz) à l'aimant qui tourne à vitesse constante :

$$0 = \Gamma(t) + \Gamma_{op}(t) \quad \text{d'où} \quad \Gamma_{op}(t) = \mathcal{M} \mu_0 n i_\Sigma(t) \sin\theta(t) \quad (EM).$$

On en tire, en remplaçant $\theta(t) = \omega_0 t$:

$$\Gamma_{op}(t) = \frac{(\mu_0 n \mathcal{M})^2 \omega_0}{R\sqrt{1 + (\tau\omega_0)^2}} \sin(\omega_0 t - \arctan(\tau\omega_0)) \sin(\omega_0 t).$$

En utilisant $\langle \sin(\omega_0 t - \alpha) \sin(\omega_0 t) \rangle = \frac{1}{2} \cos(\alpha)$ on arrive à :

$$\langle \Gamma_{op} \rangle = \frac{(\mu_0 n \mathcal{M})^2 \omega_0}{2R\sqrt{1 + (\tau\omega_0)^2}} \cos(\arctan(\tau\omega_0)) = \frac{(\mu_0 n \mathcal{M})^2 \omega_0}{2R(1 + (\tau\omega_0)^2)}.$$

Ce couple moyen est positif, l'opérateur doit compenser les effets inductifs qui s'opposent au mouvement de l'aimant.

6. En multipliant (EE) par $i_\Sigma(t)$ et (EM) par ω_0 on obtient :

$$\begin{cases} \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L i_\Sigma^2 \right) + R i_\Sigma^2(t) = e(t) i_\Sigma(t) = \mu_0 n \mathcal{M} \omega_0 \sin(\omega_0 t) i_\Sigma(t) \\ 0 = \Gamma \omega_0 + \Gamma_{op} \omega_0 = -\mathcal{M} \mu_0 n i_\Sigma(t) \sin(\omega_0 t) \omega_0 + \Gamma_{op}(t) \omega_0 \end{cases}$$

D'où, en additionnant :

$$\Gamma_{op}(t) \omega_0 = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L i_\Sigma^2 \right) + R i_\Sigma^2(t).$$

L'énergie fournie par l'opérateur peut être stockée (temporairement) sous forme d'énergie magnétique ou dissipée par effet Joule, c'est-à-dire ici consommée dans l'ampoule. La moyenne

dans le temps de cette équation s'écrit :

$$\langle \Gamma_{op} \rangle \omega_0 = 0 + \langle R_{\Sigma}^2 \rangle,$$

car la moyenne temporelle d'une dérivée temporelle est nulle. En moyenne sur une période (un tour complet de l'aimant) l'énergie fournie par l'opérateur est entièrement dissipée par effet Joule.

CHAPITRE 31 – CIRCUIT MOBILE DANS UN CHAMP MAGNÉTIQUE STATIONNAIRE

Sixième partie

Appendices

Trouver la bibliothèque des livres ici : <https://1024terabox.com/s/1mg0wxl22G8NjM8MA2RzgFw>

Mesures et incertitudes



A

Dans ce chapitre, on s'intéresse à la mesure d'une grandeur physique, à sa précision et au niveau de confiance que l'on peut lui accorder. La science de la mesure s'appelle la **métrologie**. C'est une discipline à part entière de la physique. Elle est codifiée par des normes internationales qui définissent un vocabulaire spécifique et des usages précis. Un des textes de référence est le *Guide pour l'expression de l'incertitude de mesure* publié par le *Bureau International des Poids et Mesures*. Le but de ce chapitre est d'explicitier une méthode permettant de déterminer une incertitude de mesure lors d'une séance de travaux pratiques sans surcharger le lecteur de subtilités.

1 Mesure d'une grandeur physique

La compréhension des phénomènes physiques est construite par un va-et-vient entre des modèles théoriques et des observations expérimentales. La validation des modèles théoriques est assurée par la comparaison de ses prévisions à des résultats expérimentaux. Comme on ne sait comparer que des nombres, il faut chiffrer les grandeurs physiques donc les mesurer.

1.1 Représentation d'une grandeur physique

Pour connaître et manipuler une grandeur physique, il faut la représenter. En pratique, on la représente par une lettre (représentation littérale) ou par un nombre (représentation numérique) que l'on obtient en la mesurant ou en la calculant avec un modèle.

a) Qu'est-ce qu'une mesure physique ?

Mesurer une grandeur physique, c'est la chiffrer par comparaison à une grandeur de même nature choisie comme unité. La représentation numérique d'une grandeur physique doit systématiquement être accompagnée de son unité.

CHAPITRE A – MESURES ET INCERTITUDES

Exemple

La largeur l (représentation littérale) d'une feuille de papier A4 est une grandeur physique que l'on représente par les nombres 0,210 m dans le système métrique et 0,869 feet dans le système anglo-saxon.

Il est possible d'écrire $l = 0,210 \text{ m} = 0,869 \text{ feet}$ mais absurde d'écrire $0,210 = 0,869 \dots$

La représentation numérique d'une grandeur physique n'est unique que si elle est accompagnée d'une unité. Une représentation numérique sans précision de l'unité n'a aucun sens.

b) Nécessité d'un système d'unités cohérent au niveau international

La première norme internationale consiste en un ensemble complet d'unités appelé **Système International d'unités**. Ces unités sont définies par une convention internationale dont l'organe scientifique est le *Bureau International des Poids et Mesures* basé à Sèvres en banlieue parisienne. Cet organisme scientifique international est chargé de définir les unités et de préciser les méthodes qui permettent d'exploiter ces définitions. Le choix des unités est arbitraire. Avant l'avènement du Système International d'unités, chaque pays utilisait son propre système. Cela posait d'énormes problèmes de communication.

Exemple

Pour vous faire une idée du casse-tête, essayez de parler de la consommation d'essence d'une voiture avec un Américain : une voiture qui consomme 8 L d'essence aux 100 km pour un Français permet à un Américain de rouler 30 miles par gallon d'essence.

c) Vocabulaire de la métrologie

Tout comme les unités, le vocabulaire de métrologie a été codifié au niveau international pour permettre une communication scientifique précise. Dans ce texte, on indique les termes de ce vocabulaire à connaître en les écrivant en gras lorsqu'ils apparaissent pour la première fois.

1.2 Mesure d'une grandeur physique

Le processus d'attribution d'une valeur expérimentale à une grandeur physique s'appelle le **mesurage**. Il est réalisé à l'aide d'un instrument de mesure qui fournit une **valeur mesurée**. La grandeur soumise au mesurage s'appelle le **mesurande**.

a) Erreur de mesure

Aucune valeur mesurée n'est rigoureusement exacte : une **erreur de mesure** qu'on espère minimale y est systématiquement associée. Cette erreur dépend des instruments de mesure et du protocole utilisé. Considérant une grandeur à mesurer, on note :

- x_v la **valeur vraie** de cette grandeur ;
- x la **valeur mesurée**, résultat du mesurage effectué.

La valeur vraie est généralement inconnue puisqu'on cherche à la mesurer. L'**erreur de mesure**, définie comme l'écart entre la valeur mesurée x et la valeur vraie x_v est donc également inconnue. Suivant la manière dont elles évoluent lorsque l'on répète plusieurs fois le même protocole de mesure, on classe les erreurs de mesure en deux catégories :

- les **erreurs systématiques** qui ne varient pas lors de mesures répétées ;
- les **erreurs aléatoires**, dont le signe et la valeur varient aléatoirement.

On illustre souvent ces deux types d'erreurs par une analogie avec un tir sur cible répété :

- lorsque le fusil est mal réglé, les impacts sont systématiquement décalés dans une direction donnée. Il s'agit d'une erreur systématique ;
- lorsque le tireur bouge au moment où il déclenche son tir, les impacts sont dispersés de manière aléatoire. Il s'agit d'une erreur aléatoire.

Sur la figure A.1, le centre de la cible est matérialisé par une étoile. Les impacts forment un nuage de point dont le centre est matérialisé par un disque gris. Les quatre cas (a), (b), (c) et (d) présentent une dispersion des impacts autour du centre d'impact. Cette dispersion est la caractéristique des erreurs aléatoires qui sont faibles sur les figures (a) et (c) et plus importantes sur les figures (b) et (d). Par ailleurs, le centre du nuage de point des figures (a) et (b) est confondu avec le centre de la cible (de sorte que le disque gris est confondu avec l'étoile) alors que celui des figures (c) et (d) est décalé par rapport au centre de la cible. Sur les figures (c) et (d), les impacts présentent une erreur systématique.

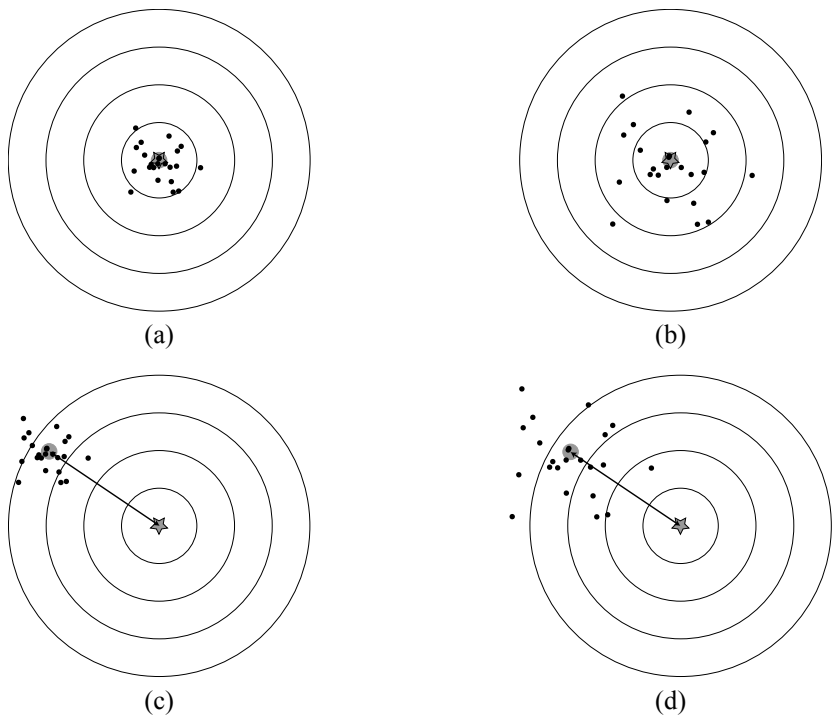


Figure A.1 – Impact sur une cible. Les figures (a) et (b) présentent uniquement des erreurs aléatoires. Les figures (c) et (d) présentent des erreurs aléatoires et une erreur systématique.

CHAPITRE A – MESURES ET INCERTITUDES

b) Erreurs systématiques

Il est très difficile de détecter une erreur systématique puisque le décalage entre la valeur mesurée et la valeur vraie (inconnue) n'est pas connu.

Quelles sont les causes des erreurs systématiques ? Les erreurs systématiques sont généralement dues à des instruments de mesure mal étalonnés (erreurs matérielles) ou à une modélisation théorique de l'expérience insuffisamment précise (erreurs théoriques).

Exemple

Si l'on cherche à mesurer la largeur l d'une feuille de papier A4 avec un mètre ruban en tissu qui mesure 1,01 m au lieu de 1,00 m, on va systématiquement trouver une longueur inférieure à sa valeur vraie qui vaut 0,210 m. Il s'agit d'une erreur matérielle.

Lorsque l'on détermine une résistance par le rapport d'une tension à une intensité mesurées, on fait une erreur systématique si le modèle ne tient pas compte des résistances de l'ampèremètre et du voltmètre. Il s'agit d'une erreur théorique.

Les problèmes d'étalonnage d'un instrument de mesure ont des causes variées, comme :

- les défauts de conception de l'instrument (dans l'exemple précédent, dès son achat, le mètre ruban est déjà trop long) ;
- son usure (dans l'exemple précédent, le mètre ruban s'est allongé à force d'être utilisé) ;
- l'influence de paramètres extérieurs sur son comportement (dans l'exemple précédent, c'est l'humidité de l'air qui a provoqué la distension du mètre en tissu).

Dans ce dernier cas, les métrologues parlent de **grandeur d'influence**, qui sont les paramètres expérimentaux qui influent sur la réponse de l'instrument de mesure alors qu'ils n'ont pas d'incidence sur la grandeur mesurée. Les plus courantes sont la température et la fréquence d'échantillonnage des instruments numériques mais il en existe de nombreuses autres.

Remarque

Pour pouvoir déterminer les grandeurs d'influence d'un instrument de mesure, il faut avoir une idée assez précise de son mode de fonctionnement.

Comment peut-on remédier à une erreur systématique ? Si l'erreur systématique est une erreur théorique, il faut reprendre et corriger le modèle. Si l'erreur systématique est une erreur matérielle, il faut reprendre l'étalonnage de la chaîne de mesure. Pour cela, on utilise un étalon de mesure dont on connaît la valeur vraie. On mesure cet étalon, on obtient sa valeur mesurée et on détermine l'erreur systématique par différence entre ces deux valeurs. On peut ensuite corriger cette erreur sur les mesures déjà effectuées.

Remarque

L'étalonnage de la chaîne de mesure est le seul cas où l'on connaît la valeur vraie.

c) Erreurs aléatoires

Les erreurs aléatoires dispersent les valeurs mesurées autour d'une valeur centrale. Elles peuvent être détectées en répétant plusieurs fois la mesure mais ne peuvent en aucun cas

être corrigées. Sur la figure A.1, les mesures sont plus dispersées dans le cas (b) que dans le cas (a), ce qui signifie que les erreurs aléatoires sont plus importantes en (b) qu'en (a). Les erreurs aléatoires rendent incertaines les valeurs mesurées. Dans le paragraphe suivant, on montre comment estimer cette **incertitude de mesure**.

2 Incertitudes et intervalle de confiance

Étant donné que l'on ne peut pas faire une mesure parfaite, on ne peut accéder ni à la valeur vraie x_v ni à l'erreur de mesure $x - x_v$. Le mieux que l'on puisse faire est de proposer un **intervalle de confiance** dans lequel la valeur vraie x_v se trouve avec une probabilité donnée. Dans ce paragraphe, on cherche à estimer les bornes de l'intervalle de confiance, c'est-à-dire à évaluer l'incertitude de mesure. Pour cela, on suppose que les erreurs systématiques ont été corrigées et on évalue l'importance des erreurs aléatoires.

2.1 Notion d'intervalle de confiance

La détermination de l'intervalle de confiance est basée sur l'hypothèse que, en l'absence d'erreur systématique, la mesure de x suit une loi normale centrée sur la valeur vraie x_v et d'écart-type σ . Cette hypothèse est justifiée par un théorème mathématique appelé *Théorème Central Limite*. On utilise alors un résultat du cours de mathématique de Terminale qui stipule que, lorsqu'une variable aléatoire suit une loi normale $\mathcal{N}(x_v, \sigma^2)$:

- la probabilité d'un tirage dans l'intervalle $[x_v - \sigma, x_v + \sigma]$ est d'environ 68% ;
- la probabilité d'un tirage dans l'intervalle $[x_v - 2\sigma, x_v + 2\sigma]$ est d'environ 95% ;
- la probabilité d'un tirage dans l'intervalle $[x_v - 3\sigma, x_v + 3\sigma]$ est d'environ 99,7%.

Tout le problème est alors d'évaluer expérimentalement x_v et σ . Dans un premier temps, on suppose connue $\bar{x}$ la meilleure estimation de x_v et $u(x)$ la meilleure estimation de σ . Dans le paragraphe 2.2, on montre comment évaluer concrètement les valeurs de $\bar{x}$ et $u(x)$.

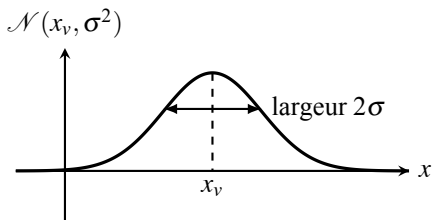


Figure A.2 – Loi de probabilité d'un mesurage x .

a) Incertitude-type, intervalle de confiance à 68%

L'écart-type σ mesure la largeur de la loi de probabilité $\mathcal{N}(x_v, \sigma^2)$. Sa meilleure estimation $u(x)$ est liée à la dispersion des données autour de x_v et on l'appelle l'**incertitude-type de mesure**. En remplaçant x_v et σ par leurs meilleures estimations $\bar{x}$ et $u(x)$, la valeur vraie x_v est dans l'intervalle $[\bar{x} - u(x), \bar{x} + u(x)]$ avec un niveau de confiance approximativement égal à 68% ce que l'on note :

$$x = \bar{x} \pm u(x) \text{ à } 68\%.$$

L'incertitude-type est notée $u(x)$ en référence au mot anglais *uncertainty*.

On définit également l'**incertitude-type relative** $u_r(x) = \frac{u(x)}{\bar{x}}$ que l'on exprime généralement à l'aide d'un pourcentage.

CHAPITRE A – MESURES ET INCERTITUDES

b) Incertitude élargie, intervalle de confiance à 95%

Si l'on veut augmenter le niveau de confiance, il faut agrandir l'intervalle de confiance en introduisant une **incertitude élargie** $k \times u(x)$ avec $k > 1$. La valeur de k dépend du niveau de confiance que l'on désire atteindre. Sous les mêmes hypothèses que précédemment, k est proche de 2 pour atteindre un niveau de confiance de 95%. La valeur vraie x_v est alors dans l'intervalle $[\bar{x} - 2u(x), \bar{x} + 2u(x)]$ avec un niveau de confiance approximatif de 95% ce que l'on note :

$$x = \bar{x} \pm 2u(x) \text{ à } 95\%.$$

Remarque

On peut avoir besoin d'un niveau de confiance encore plus grand. Dans ce cas, il faut encore élargir l'incertitude en augmentant la valeur de k .

2.2 Évaluation d'une incertitude-type

On cherche maintenant à évaluer concrètement les valeurs de $\bar{x}$ et $u(x)$ qui sont les meilleures estimations de x_v et σ .

a) Évaluation de type A

L'évaluation de type A est une évaluation statistique de ces deux grandeurs. Pour la pratiquer, il faut réaliser au minimum 5 à 10 mesures et elle sera d'autant plus précise que le nombre de mesures sera grand. Elle nécessite donc d'avoir le temps. Elle est particulièrement utilisée lorsqu'il est difficile de déterminer les sources d'erreurs.

On note $x_1, x_2, \dots, x_n$ les valeurs mesurées au cours de n prises de mesures indépendantes. On définit la moyenne $\bar{x}$ et l'écart-type $s(x)$ de l'échantillon de n mesures :

$$\bar{x} = \frac{1}{n} \sum_{i=1}^n x_i \quad \text{et} \quad s(x) = \sqrt{\frac{1}{n-1} \sum_{i=1}^n (x_i - \bar{x})^2}.$$

En l'absence d'erreur systématique, la valeur moyenne $\bar{x}$ est la meilleure estimation de x_v et l'écart-type expérimental $s(x)$ mesure la dispersion des données autour de leur valeur moyenne. Les calculatrices permettent de calculer ces deux valeurs et les notent généralement « $\bar{x}$ » pour la moyenne de l'échantillon et « s_x » ou « σ_{n-1} » pour son écart-type expérimental.

Remarque

Les calculatrices donnent aussi un autre écart-type : $\sigma(x) = \sqrt{\frac{1}{n} \sum_{i=1}^n (x_i - \bar{x})^2}$ noté « σ_x » ou « σ_n ». Pour distinguer $s(x)$ de $\sigma(x)$, on peut remarquer que $s(x) > \sigma(x)$.

On estime x_v grâce à la valeur moyenne des n mesures. C'est donc l'écart-type sur la moyenne qui caractérise l'incertitude de la détermination de x_v . **L'écart-type expérimental de la moyenne** des n mesures est relié à l'écart-type expérimental d'une seule mesure par la relation :

$$u(x) = \frac{s(x)}{\sqrt{n}}.$$

L'incertitude-type décroît avec n car en calculant la moyenne $\bar{x}$, on additionne des erreurs aléatoires qui se compensent statistiquement. Plus le nombre de mesure est grand, plus la compensation est bonne et plus l'estimation de x_v par $\bar{x}$ est précise.

L'évaluation de type A d'une incertitude de mesure basée sur n mesures $x_1, x_2, \dots, x_n$ indépendantes et dépourvues d'erreurs systématiques conduit à l'**incertitude-type** :

$$u(x) = \frac{s(x)}{\sqrt{n}},$$

où $s(x) = \sqrt{\frac{1}{n-1} \sum_{i=1}^n (x_i - \bar{x})^2}$ est l'écart-type expérimental d'une mesure qui caractérise la dispersion des valeurs mesurées autour de leur valeur moyenne.

On peut être tenté d'augmenter le nombre de mesures pour diminuer l'incertitude. Cependant, la dépendance en $\frac{1}{\sqrt{n}}$ rend cette augmentation peu efficace au delà de $n = 10$ mesures : il faut multiplier par 100 le nombre de mesures pour gagner un facteur 10 dans la précision. Ceci n'est donc envisageable que lorsque l'on peut automatiser les mesures.

b) Évaluation de type B

Une **évaluation de type B** est réalisée par tout autre moyen que le traitement statistique. Elle est utilisée lorsqu'il est impossible ou trop long de faire une évaluation de type A. Une connaissance générale de l'expérience est nécessaire pour rechercher et évaluer les sources d'erreurs. On détermine alors l'*intervalle des valeurs mesurées raisonnablement acceptables*. Cet intervalle a pour demi-largeur la précision de la mesure Δ qui dépend du type d'instrument et de la méthode de mesure utilisés. La difficulté est que la notion de valeur « acceptable » est relative et dépend du vécu de l'expérimentateur. . .

La précision Δ des instruments de mesure gradués est égale à une demi graduation.

La précision Δ des autres instruments notamment numériques est à chercher sur la notice du constructeur.

La précision Δ de la méthode de mesure est à déterminer expérimentalement.

Exemple

- Sur une règle graduée au mm, la précision vaut : $\Delta = 0,5$ mm.
- Sur la notice d'un multimètre numérique utilisé en voltmètre DC sur le calibre 5V, on lit : « Accuracy : 0.3% rdg + 2 digits ». La précision de l'appareil est 0,3% de la valeur lue (rdg signifie **reading**, soit valeur lue) auquel on ajoute 2 fois la valeur du dernier chiffre affiché. Pour une valeur lue de 2,5462V, la précision vaut :
$$\Delta = \frac{0,3}{100} \times 2,5462 + 0,0002 = 0,0076 \text{ V.}$$
- Lors d'une expérience sur un banc d'optique, on place un objet lumineux, une lentille et un écran et on déplace l'écran pour obtenir une image nette. La latitude de mise

CHAPITRE A – MESURES ET INCERTITUDES

au point permet de positionner l'écran sur ± 5 mm autour d'une position centrale. La précision vaut : $\Delta = 5$ mm.

L'évaluation de type B de l'incertitude-type d'une mesure effectuée sur un instrument de précision Δ est :

$$u(x) = \frac{\Delta}{\sqrt{3}}.$$

Le facteur $\frac{1}{\sqrt{3}}$, préconisé par une norme internationale, est obtenu en considérant une loi de probabilité uniforme sur l'intervalle de largeur 2Δ .

Exemple

- L'incertitude-type d'une mesure effectuée sur une règle graduée au mm vaut : $u(x) = \frac{\Delta}{\sqrt{3}} = \frac{0,5}{1,732} = 0,29$ mm.
- L'incertitude-type de la mesure de la tension effectuée sur le voltmètre précédent vaut : $u(x) = \frac{\Delta}{\sqrt{3}} = \frac{0,0076}{1,732} = 0,0044$ mV.
- L'incertitude-type de la mesure de la position de l'écran sur l'exemple précédent vaut : $u(x) = \frac{\Delta}{\sqrt{3}} = \frac{5}{1,732} = 2,9$ mm.

c) Que faire quand on est limité par le temps ?

Une évaluation de type A requiert de répéter chaque mesure 5 à 10 fois et il est très rare que l'on puisse la réaliser pour chaque point de mesures. Dans ce cas, on évalue l'incertitude-type par une méthode de type A pour un point de mesure « typique », et on utilise une évaluation de type B pour les autres. L'évaluation de type B est alors basée sur l'incertitude-type obtenue pour la première mesure. Pour reporter intelligemment l'incertitude, il faut se poser la question suivante :

- l'incertitude est-elle constante ? Dans ce cas, on reporte l'incertitude-type ;
- l'incertitude augmente-t-elle proportionnellement à la valeur mesurée ? Dans ce cas, on reporte l'incertitude relative.

Exemple

Les incertitudes de mesure sur un instrument gradué sont constantes.

Les incertitudes de mesure sur un multimètre sont proportionnelles à la valeur mesurée.

d) Différence entre erreur et incertitude

Maintenant que l'on a défini les notions d'erreur et d'incertitude, on peut revenir sur la différence entre ces deux termes :

- l'erreur est la différence entre la moyenne des valeurs mesurées et la valeur vraie ;
- l'incertitude caractérise la dispersion des valeurs mesurées et quantifie le doute que l'on a sur le résultat de mesure.

Les erreurs, si elles sont systématiques et connues, peuvent être corrigées. L'incertitude ne peut qu'être affichée.

2.3 Incertitude-type composée

Lorsque l'on réalise une mesure indirecte, on calcule une grandeur physique à partir de grandeurs mesurées. Les incertitudes de détermination des grandeurs mesurées se propagent sur la grandeur calculée et on doit déterminer l'incertitude induite sur cette dernière. Cette compétence est particulièrement utile lorsque l'on fait une évaluation de type B.

Exemple

Pour déterminer la résistance d'un dipôle, on mesure la différence de potentiel ΔV à ses bornes et le courant I qui le traverse. On calcule alors la résistance du dipôle comme le rapport $R = \frac{\Delta V}{I}$. Les incertitudes sur la mesure de ΔV et de I se propagent sur leur rapport R .

a) Méthode de propagation des erreurs

Pour pouvoir estimer l'erreur sur une grandeur g calculée à partir des valeurs d'entrée $x, y, \dots$, on fait deux hypothèses :

- les grandeurs d'entrées sont indépendantes ;
- on connaît la relation algébrique $g = f(x, y, \dots)$.

Pour simplifier les notations, on se restreint au cas où g ne dépend que de deux grandeurs d'entrée x et y qui sont déterminées avec une incertitude-type $u(x)$ et $u(y)$ et une incertitude-

type relative $u_r(x) = \frac{u(x)}{x}$ et $u_r(y) = \frac{u(y)}{y}$. Le lecteur généralisera sans problème aux cas où les grandeurs d'entrées sont plus nombreuses. On se restreint également aux cas simples pour lesquels la fonction f est une somme, une différence, un produit ou un quotient. Dans les cas plus compliqués, on utilise un logiciel dédié.

b) Comparaison de l'importance des sources d'erreur

La première étape de l'évaluation d'une incertitude composée est de déterminer chaque source d'erreur, d'évaluer les incertitudes associées et de comparer les incertitudes sur g induites par chaque source d'erreur. Pour cela, on calcule numériquement à la calculatrice :

- l'incertitude sur g due à x : $u_x(g) = |f(x + u(x), y) - f(x, y)|$;
- l'incertitude sur g due à y : $u_y(g) = |f(x, y + u(y)) - f(x, y)|$.

On compare ensuite ces grandeurs.

CHAPITRE A – MESURES ET INCERTITUDES

c) Cas où une source d’erreur est dominante

Si $u_x(g) \gg u_y(g)$, la grandeur g est principalement sensible aux erreurs sur x et l’incertitude-type composée sur g vaut :

$$u_c(g) \simeq u_x(g) = |f(x + u(x), y) - f(x, y)|.$$

De manière générale, il faut simplifier le problème en négligeant toutes les sources d’erreur qui ont une influence négligeable sur la valeur de g et on est très souvent ramené au cas où une seule source d’erreur est prédominante.

d) Cas où plusieurs sources d’erreur interviennent

On note $u_c(g)$ l’incertitude-type composée de g et $u_{r,c}(g) = \frac{u_c(g)}{g}$ son incertitude relative. On regroupe les cas où deux sources d’erreurs influent sur l’incertitude de g dans le tableau A.1 :

- dans le cas d’une somme ou d’une différence, les carrés des incertitudes s’ajoutent ;
- dans le cas d’une produit ou d’un rapport, ce sont les carrés des incertitudes relatives.

Tableau A.1 – Incertitudes composées

$g(x, y)$	$x + y$	$x - y$	$x \times y$	$\frac{x}{y}$
$u_c(g)$	$\sqrt{u(x)^2 + u(y)^2}$	$\sqrt{u(x)^2 + u(y)^2}$		
$u_{r,c}(g)$			$\sqrt{u_r(x)^2 + u_r(y)^2}$	$\sqrt{u_r(x)^2 + u_r(y)^2}$

3 Présentation d’un résultat expérimental

3.1 Notation d’un résultat

On présente toujours un résultat expérimental accompagné d’une incertitude et d’une unité, avec un nombre de chiffres significatifs cohérent et en indiquant le niveau de confiance.

On présente une mesure physique sous la forme de l’intervalle dimensionné :

$$x = \left(\bar{x} \pm k \times u(x) \right) \text{ unités}$$

où $u(x)$ représente l’incertitude-type de mesure ou l’incertitude-type composée. Le niveau de confiance est approximativement de 68% pour $k = 1$ et de 95% pour $k = 2$.

L’incertitude élargie est souvent notée $U(x) = ku(x)$. On peut noter qu’elle n’apporte pas plus d’information que l’incertitude-type et n’est donc qu’un outil de communication. On la présente également sous la forme d’une **incertitude élargie relative** $U_r(x) = \frac{k \times u(x)}{|\bar{x}|}$ que l’on exprime par un pourcentage.

Remarque

Lorsque l'on fait une évaluation de type A, on peut affiner l'analyse des incertitudes si nécessaire en prenant en compte le fait que le facteur d'élargissement dépend du nombre de mesures n effectuées et du niveau de confiance c désiré. Ce facteur, noté $t(c, n)$, est une fonction de c et de n . Il est donné par la loi de Student (voir tableau A.2).

Tableau A.2 – Table de Student

$c \backslash n$	2	4	6	8	10	20	∞
68%	1,84	1,20	1,11	1,08	1,06	1,03	1,00
95%	12,71	3,18	2,57	2,36	2,26	2,09	1,96

3.2 Chiffres significatifs et arrondis

a) Chiffres significatifs

Précision des incertitudes L'estimation de l'incertitude est elle-même incertaine. Lors d'une évaluation de type A, elle est déterminée avec une incertitude de 35% pour 5 mesures, de 25% pour 10 mesures et de 10% pour 50 mesures. Lors des travaux pratiques, seul le premier chiffre de l'incertitude a généralement un sens.

Chiffres significatifs affichés

On présente l'incertitude-type $u(x)$ avec un ou deux chiffres significatifs.
Le dernier chiffre significatif de $\bar{x}$ doit correspondre au dernier chiffre significatif de l'incertitude-type $u(x)$.

b) Arrondis

Pour respecter les règles de présentation précédentes, il est nécessaire d'arrondir les nombres obtenus. On utilise généralement l'arrondi au plus proche. Attention, arrondir un résultat numérique fixe la précision par défaut, il faut donc réfléchir soigneusement aux nombres de chiffres significatifs que l'on conserve et avoir en tête les ordres de grandeur du tableau A.3.

Tableau A.3 – Nombre de chiffres significatifs et précision relative.

nombre de chiffres significatifs	précision relative
1	$\simeq 100\%$
2	$\simeq 10\%$
3	$\simeq 1\%$

4 Validité d'un résultat expérimental

4.1 Comparaison entre une valeur mesurée et une valeur de référence

Il est fréquent que le but d'un travail expérimental fait en classe soit de retrouver une valeur de référence établie précisément par des expérimentateurs chevronnés. Dans ce cas, on valide la démarche expérimentale par une comparaison entre la valeur de référence et l'intervalle de confiance obtenu précédemment.

Lorsque l'on utilise un niveau de confiance de 68% en utilisant l'incertitude-type, la valeur de référence a une probabilité de 32% de ne pas se situer dans l'intervalle de confiance. Il ne faut donc pas trop s'en inquiéter.

Lorsque l'on utilise un niveau de confiance de 95% en utilisant l'incertitude élargie par un facteur $k = 2$, la valeur de référence a une probabilité de 5% de ne pas se situer dans l'intervalle de confiance. C'est plus inquiétant et on peut commencer à douter de la mesure effectuée ou de l'estimation des incertitudes.

On convient généralement que la valeur mesurée et la valeur de référence sont incompatibles lorsque leur écart excède 3 fois l'écart-type (la probabilité qu'un tel événement arrive fortuitement n'est que de 0,3%). Dans ce cas, on recherche et on discute des causes de cet écart qui peuvent être des erreurs systématiques, des erreurs de manipulations, une estimation des incertitudes trop optimiste, ...

4.2 Vérification d'une relation linéaire entre des données

Il arrive également souvent que le but d'un travail expérimental soit de vérifier une loi physique, c'est-à-dire de vérifier que deux grandeurs x et y sont liées par une relation $y = f(x)$.

Dans cette partie, on cherche à vérifier si des données expérimentales sont compatibles avec une relation linéaire du type $y = ax + b$ et, en cas de réponse positive, à déterminer les valeurs de a et b ainsi que leurs incertitudes. Pour cela, on mesure une série de $n \geq 5$ données $x_1, x_2, \dots, x_n$ et les valeurs correspondantes $y_1, y_2, \dots, y_n$ accompagnées de leurs incertitudes. On recueille l'ensemble de ces données dans un tableau qui permet d'en faire une représentation graphique et d'effectuer une **régression linéaire**.

Remarque

Même si la relation qui lie y à x n'est pas linéaire, on peut souvent s'y ramener.

a) Détermination des paramètres de la régression linéaire

Dans un premier temps, on réalise une représentation graphique des données. Le tableau permet d'effectuer une régression linéaire par la **méthode des moindres carrés** et de représenter la droite modèle $y = ax + b$ sur le même graphique. Le logiciel fournit généralement les valeurs de a , b et du **coefficient de corrélation** linéaire r .

b) Validité du modèle linéaire

Pour juger de la validité d'un modèle linéaire, il faut vérifier deux points :

- les données doivent être compatibles avec le modèle linéaire, ce qui implique que les points

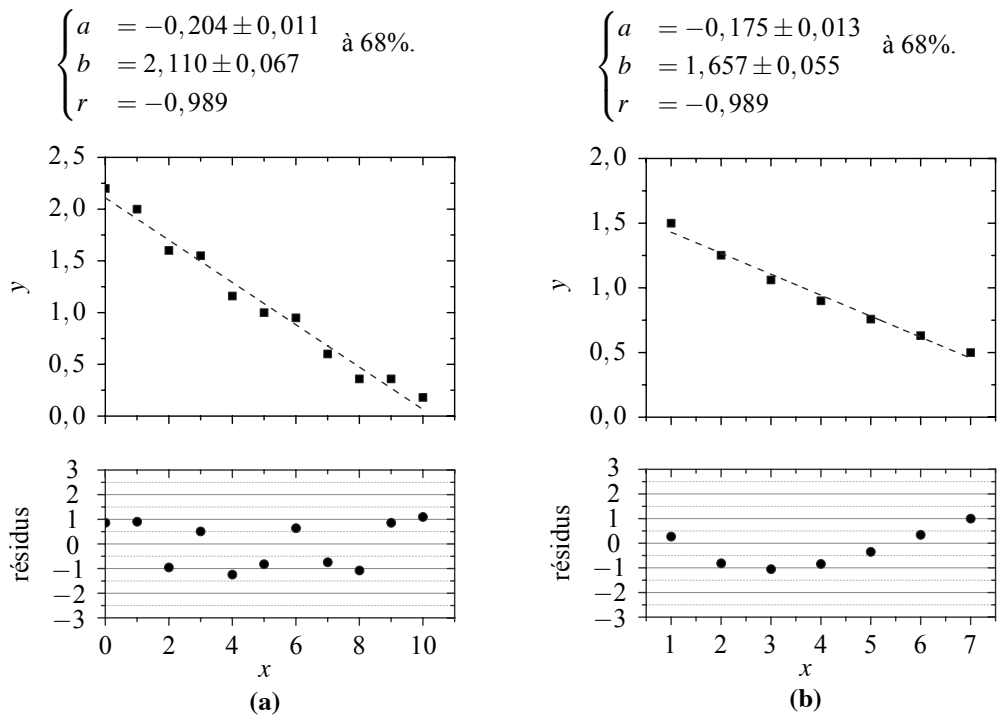


Figure A.3 – Exemple de régression linéaire avec tracé des résidus normalisés.

- de mesure soient approximativement alignés sur une droite ;
- les incertitudes-types de mesure doivent être compatibles avec le modèle linéaire.

Les données sont-elles compatibles avec le modèle linéaire ? Pour tester ce point, on vérifie que **les points sont répartis de manière aléatoire de part et d'autre de la droite de régression**. On peut le vérifier « à l'œil » directement sur la courbe ou s'aider en traçant les écarts des points de mesure y_i à la droite de régression. De nombreux tableurs et les logiciels de traitement de données proposent le tracé de ces écarts appelés résidus. Ils sont généralement normalisés pour prendre des valeurs entre -3 et 3 (voir figure A.3).

Si les résidus forment une courbe et ne sont pas aléatoirement répartis, c'est que le modèle linéaire n'est pas le meilleur modèle et qu'un paramètre physique qui a une influence visible sur les mesures expérimentales a été négligé dans le modèle (voir figure A.3 (b)). Le modèle n'est pas forcément invalidé mais on sait qu'il n'est pas complet.

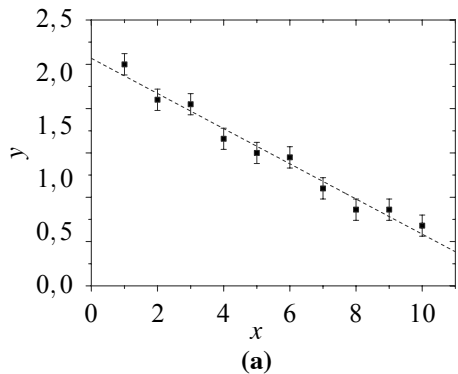
Si les points sont répartis aléatoirement autour de la droite de régression linéaire, les résidus sont répartis aléatoirement de part et d'autre de 0 et le modèle linéaire est le meilleur modèle permettant d'expliquer les données (voir figure A.3 (a)). On doit alors pousser l'analyse un peu plus loin et vérifier que les incertitudes-types le sont également.

CHAPITRE A – MESURES ET INCERTITUDES

Les incertitudes-types sont-elles compatibles avec le modèle linéaire ? Pour tester ce point, on ajoute les incertitudes-types des données sur le graphe précédent. Trois situations sont envisageables :

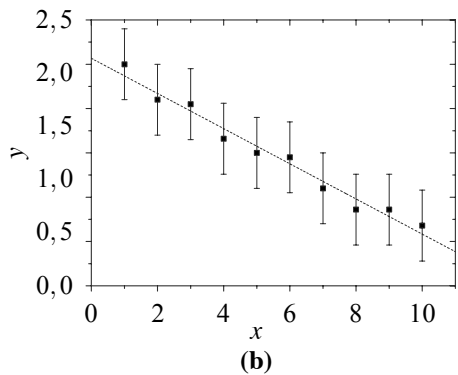
- les écarts à la droite de régression sont comparables aux incertitudes-types. Dans ce cas, le modèle linéaire est validé (voir figure A.4 (a)) et le logiciel de traitement de données donne :

$$\begin{cases} a = -0,204 \pm 0,011 \\ b = 2,110 \pm 0,067 \\ r = -0,989 \end{cases} \quad \text{à } 68\%.$$



- les écarts à la droite de régression sont petits devant les incertitudes-types. Dans ce cas, le modèle linéaire est validé mais on a probablement sur-estimé les incertitudes (voir figure A.4 (b)) et le logiciel de traitement de données donne :

$$\begin{cases} a = -0,204 \pm 0,038 \\ b = 2,11 \pm 0,23 \\ r = -0,989 \end{cases} \quad \text{à } 68\%.$$



- les écarts à la droite de régression sont grands devant les incertitudes-types. Dans ce cas, le modèle linéaire est invalidé et il y a deux possibilités : soit le modèle est réellement réfuté par les mesures, soit on a sous-estimé les incertitudes (voir figure A.4 (c)). Les logiciels de traitements de données donnent néanmoins :

$$\begin{cases} a = -0,204 \pm 0,005 \\ b = 2,110 \pm 0,028 \\ r = -0,989 \end{cases} \quad \text{à } 68\%.$$

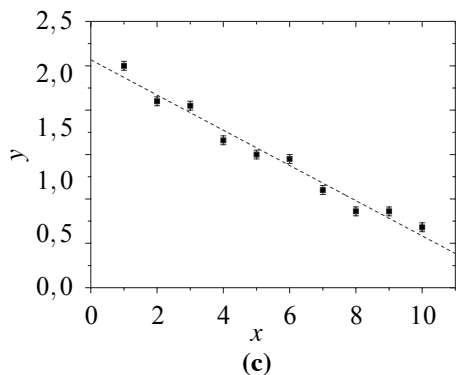


Figure A.4 – Exemples de régressions linéaires avec incertitudes.

Au final, les logiciels de traitement de données permettent d’obtenir les valeurs de a et b ,

ainsi que leurs incertitudes-types.

Que signifie le coefficient de corrélation r ? Le coefficient de corrélation linéaire r est un paramètre statistique qui mesure si y est lié par une relation linéaire à x . Il est égal à ± 1 lorsque y varie de manière linéaire avec x et s'en éloigne si ce n'est pas le cas. Malheureusement, ce paramètre souffre d'un grave défaut, il ne permet pas de déterminer si l'écart à 1 est dû aux incertitudes de mesures affectant x et y ou si cet écart est dû au fait que le modèle linéaire n'est pas valide. Par exemple, les coefficients de corrélation linéaire r sont approximativement les mêmes sur les figures A.3(a) et A.3(b) alors que la modélisation linéaire n'est valide que sur la figure A.3(a).

Par ailleurs, on voit sur la figure A.4 que ce coefficient donne toujours la même valeur, quelles que soient les incertitudes pesant sur x et y . Il ne permet donc pas d'évaluer les incertitudes sur a et b .

Finalement, en pratique, r n'est réellement utile que pour réaliser la vérification suivante : si l'on s'attend à une relation linéaire et que $|r|$ est inférieur à 0,9, il y a vraisemblablement un problème dans les mesures ou une faute de frappe dans le tableau de données. Il est alors profitable de relire et éventuellement de reprendre quelques mesures.

Conclusion En pratique, le tracé d'un graphe est le moyen le plus efficace pour juger immédiatement de la qualité des mesures réalisées et ainsi contrôler l'absence de points aberrants.

CHAPITRE A – MESURES ET INCERTITUDES

Outils mathématiques



B

1 Équations algébriques

1.1 Système linéaire de n équations à p inconnues

a) Cas général

On appelle système linéaire de n équations à p inconnues un jeu de n équations de la forme :

$$\begin{cases} a_{1,1}x_1 + a_{1,2}x_2 + \dots + a_{1,p}x_p = C_1 \\ a_{2,1}x_1 + a_{2,2}x_2 + \dots + a_{2,p}x_p = C_2 \\ \dots \\ a_{n,1}x_1 + a_{n,2}x_2 + \dots + a_{n,p}x_p = C_n \end{cases}$$

En physique ces équations proviennent de l'écriture de n lois physiques différentes. Les $n \times p$ nombres, $a_{i,j}$ s'expriment en fonction des données du modèle, de même que les n nombres C_i . Les p nombres x_j représentent des grandeurs physiques que l'on cherche à calculer. Suivant le cas tous ces nombres sont des réels ou des complexes (si l'on travaille avec une notation complexe comme en électrocinétique).

Il ne peut y avoir plus d'équations que d'inconnues, ainsi dans tous les cas : $n \leq p$. Dans les cas où $n = p$ les équations permettent de calculer toutes les inconnues. On dit que le système est fermé. Dans le cas où $n < p$, le système ne permet pas de calculer toutes les inconnues mais seulement d'exprimer n inconnues en fonction des $p - n$ autres.

b) Cas d'un système de 2 équations à 2 inconnues

Le programme fixe comme compétence exigible la résolution d'un système linéaire de la forme précédente, uniquement dans le cas où $n = p = 2$.

On peut écrire un tel système sous la forme plus simple :

$$\begin{cases} ax + by = C \\ cx + dy = D \end{cases}$$

en notant x et y les nombres inconnus et a, b, c, d, C et D les nombres connus (c'est-à-dire les nombres exprimés en fonction des paramètres du modèle). Les deux équations proviennent de deux lois physiques différentes : elles sont indépendantes. On supposera dans la suite que leurs coefficients ne sont pas proportionnels, soit que $ad \neq bc$.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

Pour trouver les expressions des inconnues, la méthode à suivre est la suivante :

- exprimer y en fonction de x et des nombres connus à partir d'une des équations ;
- remplacer y par cette expression dans l'autre équation, on arrive alors à une équation linéaire pour x , contenant seulement x et les nombres connus ;
- en déduire l'expression de x en fonction des nombres connus (donc des données du modèle) ;
- en déduire, à l'aide de l'expression de y obtenue à la première étape, y en fonction des nombres connus (soit des données du modèle).

Ainsi, en supposant $b \neq 0$:

- la première équation donne $y = \frac{C - ax}{b}$;
- donc la deuxième équation s'écrit $cx + d\frac{C - ax}{b} = D$;
- d'où l'on tire : $x = \frac{dC - bD}{ad - bc}$;
- d'où, en utilisant la première équation $y = \frac{1}{b} \left(C - a\frac{dC - bD}{ad - bc} \right) = \frac{aD - cC}{ad - bc}$.

Ces formules ne sont pas à retenir, mais il faut savoir appliquer la méthode ci-dessus pour résoudre le système.

Remarque

Il arrive que l'une des équations ne contienne que l'une des deux inconnues : par exemple, si $b = 0$, la première équation ne contient que x . Dans ce cas, cette équation nous fournit directement une expression de cette inconnue en fonction des nombres connus (donc des données) : $x = \frac{C}{a}$. En injectant cette expression dans l'autre équation, on trouve une équation pour l'autre inconnue : $c\frac{C}{a} + dy = D$, d'où l'on tire facilement l'expression de y en fonction des nombres connus (donc des données) : $y = \frac{aD - cC}{ad}$.

c) Autres cas

Dans les autres cas, les logiciels de calcul formel permettent d'obtenir la solution. Certaines calculatrices ont un tel logiciel implanté.

1.2 Équation non linéaire

Une équation non linéaire à une inconnue x est une relation de la forme :

$$f(x) = g(x)$$

vérifiée par un nombre x . En physique, x représente une grandeur que l'on souhaite calculer et les fonctions f et g font intervenir les paramètres d'un modèle que l'on étudie. Mis à part dans quelques cas particuliers (comme le cas de l'équation du second degré où $f(x) = ax^2 + bx + c$ et $g(x) = 0$) les équations non linéaires ne peuvent se résoudre formellement. On doit donc avoir recours au calcul numérique d'une solution approchée.

La méthode graphique consiste à représenter sur un même graphe les fonctions $f(x)$ et $g(x)$ sur un domaine correspondant aux valeurs possibles de x (vraisemblables physiquement). On trouve alors la ou les solutions en lisant l'abscisse du ou des points d'intersection des deux courbes. Pour affiner la détermination, on peut "faire un zoom" autour de la valeur recherchée. Cette méthode est illustrée sur la figure B.1 avec l'équation $\cos(x) = \sin(x)$ pour x compris entre 0 et π dont la solution $x = \frac{\pi}{4}$ est bien connue.

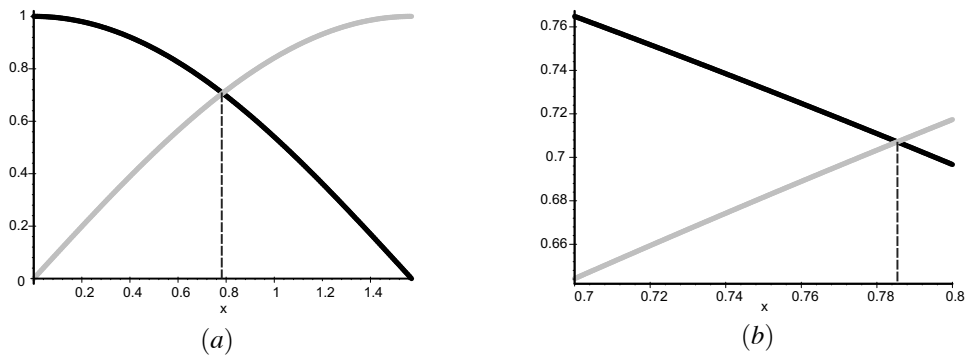


Figure B.1 – Les fonctions $f(x) = \sin(x)$ et $g(x) = \cos(x)$. Le graphe (a) permet de situer la solution de $f(x) = g(x)$ entre 0,7 et 0,8. La figure « zoomée » (b) permet de trouver l'approximation $x \simeq 0,785$, valeur voisine de la solution exacte : $x = \frac{\pi}{4}$.

Remarque

Il peut y avoir plusieurs solutions... ou aucune. L'existence de solution est d'ailleurs souvent discutée graphiquement, lorsque l'une des deux fonctions dépend d'un paramètre.

Il existe aussi des algorithmes mathématiques pour le calcul de solutions approchées. Ces algorithmes sont implantés sur la plupart des calculettes ou dans les logiciels de calcul formel.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

2 Équations différentielles

On appelle équation différentielle une relation entre une fonction inconnue d’une variable et au moins l’une de ses dérivées. Résoudre l’équation différentielle consiste à trouver la fonction inconnue.

Le plus souvent, en physique, la variable dont dépend la fonction est le temps t . On notera dans la suite $x(t)$ la fonction inconnue.

On notera $\frac{dx}{dt}$ sa dérivée par rapport au temps, appelée dérivée première, et $\frac{d^2x}{dt^2} = \frac{d}{dt} \left(\frac{dx}{dt} \right)$ sa dérivée seconde qui est la dérivée par rapport au temps de la dérivée première. On peut ainsi définir des dérivées successives : la dérivée d’ordre n s’obtient en dérivant n fois la fonction.

Remarque

La notation utilisée en mathématiques est $x'(t)$ pour la dérivée première, et $x''(t)$ pour la dérivée seconde.

On appelle ordre de l’équation différentielle l’ordre de dérivation le plus grand qui apparaît dans l’équation. Dans le cadre du programme on considérera des équations différentielles d’ordre 1 ou 2 uniquement.

2.1 Équation différentielle linéaire d’ordre 1 à coefficients constants

Dans ce paragraphe on considère une équation différentielle linéaire du **premier ordre** à coefficient constants. Cette équation différentielle peut se mettre sous la forme :

$$\frac{dx}{dt} + ax(t) = f(t), \tag{B.1}$$

où a est une constante non nulle (en physique cette constante s’exprime en fonction de paramètres connus du modèle). $f(t)$ est une fonction d’expression connue, appelée « second membre de l’équation ».

a) Solution générale de l’équation homogène : cas où $f(t) = 0$

L’équation est dite homogène si son second membre est nul, soit si $f(t) = 0$. Elle se réécrit dans ce cas :

$$\frac{dx}{dt} = -ax(t).$$

Or, la dérivée de la fonction $g(t) = \exp(rt)$ est $g'(t) = r \exp(rt) = rg(t)$. Il apparaît donc que la fonction $x(t) = \exp(-at)$ est une solution de cette équation.

Cette solution ne peut convenir, car c’est une pure fonction mathématique, sans dimension physique (autrement dit, sans unité) et on cherche une grandeur physique $x(t)$. Mais on vérifie facilement que $x(t) = \lambda \exp(-at)$ où λ est une constante (indépendante du temps) est aussi une solution. Ceci est dû à la linéarité de l’équation. En donnant à λ la dimension physique de la grandeur x , on obtient une solution convenable. On admettra qu’il s’agit de la solution la plus générale :

L'équation différentielle linéaire homogène à coefficients constants

$$\frac{dx}{dt} + ax(t) = 0 \quad (\text{B.2})$$

(avec a non nul) a pour solution générale :

$$x(t) = \lambda \exp(-at),$$

où λ est une constante quelconque.

Comment détermine-t-on la constante λ correspondant à la solution d'un problème donné ? On utilise la condition initiale. Dans le cas d'une équation du premier ordre, la condition initiale est une valeur donnée x_0 de $x(0)$, valeur de la fonction $x(t)$ à l'instant initial. La relation déterminant λ est ainsi :

$$x_0 = x(0) = \lambda \exp(-a \times 0) = \lambda,$$

de sorte que :

La solution de l'équation différentielle (B.2) vérifiant la condition initiale $x(0) = x_0$ est

$$x(t) = x_0 \exp(-at).$$

b) Méthode générale de résolution dans le cas où $f(t)$ n'est pas la fonction nulle

Pour une équation différentielle **linéaire** avec un second membre non nul, la recherche de la solution se fait en trois étapes :

1. On cherche la solution $x_h(t)$ de l'équation homogène associée à l'équation différentielle, c'est-à-dire celle que l'on obtient en remplaçant le second membre $f(t)$ par 0. Cette solution s'exprime en fonction de constantes qui restent indéterminées à ce stade.
2. On cherche une solution particulière $x_p(t)$ de l'équation complète (avec son second membre), de la forme mathématique la plus simple possible, sans se préoccuper des conditions initiales.
3. On cherche la solution $x(t)$ sous la forme $x(t) = x_p(t) + x_h(t)$ où $x_h(t)$. On détermine alors les constantes en imposant les conditions initiales à $x(t)$.

Cette méthode s'applique notamment à l'équation différentielle (B.1). L'étape 1 fait l'objet du paragraphe précédent et on a trouvé :

$$x_h(t) = \lambda \exp(-at),$$

où λ est une constante.

L'étape 2, fait l'objet des paragraphes suivants pour deux formes mathématiques différentes de la fonction $f(t)$.

Une fois une solution particulière $x_p(t)$ déterminée, on connaît toutes les solutions de (B.1), qui sont de la forme :

$$x(t) = x_p(t) + \lambda \exp(-at),$$

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

où λ est une constante. L'étape 3 consiste à trouver, parmi ces solutions, celle qui vérifie la condition initiale. Dans le cas d'une équation du premier ordre, la condition initiale est une valeur donnée x_0 de $x(0)$. La relation déterminant λ est ainsi :

$$x_0 = x(0) = x_p(0) + \lambda.$$

Ainsi, la solution de l'équation différentielle (B.1) vérifiant $x(0) = x_0$ est :

$$x(t) = x_p(t) + (x_0 - x_p(0)) \exp(-at).$$

c) Solution particulière avec $f(t) = C$, constante

Dans ce cas, la forme la plus simple envisageable pour la solution particulière est une fonction constante $x_p(t) = K$. Alors, $\frac{dx_p}{dt} = 0$ et l'équation (B.1) s'écrit : $0 + aK = C$ d'où l'on tire : $K = \frac{C}{a}$.

Ainsi, une solution particulière de (B.1), dans le cas où $f(t) = C$, est :

$$x_p(t) = \frac{C}{a}.$$

d) Solution particulière avec $f(t) = C \cos(\omega t + \varphi)$

On considère le cas où le second membre est un signal sinusoïdal : $f(t) = C \cos(\omega t + \varphi)$, où C , ω et φ sont des constantes

On cherche une solution particulière de la forme :

$$x_p(t) = K \cos(\omega t + \psi),$$

où K et ψ sont des constantes. Pour cela, il y a deux méthodes efficaces :

- la méthode des grandeurs complexes
- la méthodes des vecteurs de Fresnel

Méthode des grandeurs complexes : Cette méthode consiste à représenter les signaux sinusoïdaux $x_p(t)$ et $f(t)$ par les signaux complexes :

$$\underline{x_p} = K \exp(i(\omega t + \psi)) \quad \text{et} \quad \underline{f} = C \exp(i(\omega t + \varphi)) \tag{B.3}$$

tels que : $x_p(t) = \text{Re}(\underline{x_p})$ et $f(t) = \text{Re}(\underline{f})$. Avec les signaux complexes, l'opérateur de dérivation par rapport au temps est une simple multiplication par le nombre complexe $i\omega$, par exemple :

$$\frac{d\underline{x_p}}{dt} = i\omega \underline{x_p}.$$

L'équation différentielle (B.1) se traduit pour les signaux complexes par la relation :

$$i\omega \underline{x_p} + a \underline{x_p} = \underline{f}$$

d'où l'on tire immédiatement :

$$\underline{x_p} = \frac{\underline{f}}{i\omega + a} = \frac{C}{i\omega + a} \exp(i(\omega t + \varphi)).$$

On en déduit facilement l'amplitude K de $x_p(t)$ par :

$$K = |\underline{x_p}| = \frac{C}{\sqrt{\omega^2 + a^2}},$$

Pour obtenir une expression du signal $x_p(t)$ il faut prendre la partie réelle de $\underline{x_p}$. Or :

$$\begin{aligned} \underline{x_p} &= \frac{C}{\omega^2 + a^2} (-i\omega + a) \exp(i(\omega t + \varphi)) \\ &= \frac{C}{\omega^2 + a^2} (-i\omega + a) (\cos(\omega t + \varphi) + i \sin(\omega t + \varphi)) \\ &= \frac{C}{\omega^2 + a^2} (-i\omega \cos(\omega t + \varphi) + a \cos(\omega t + \varphi) + \omega \sin(\omega t + \varphi) + ia \sin(\omega t + \varphi)) \end{aligned}$$

Donc :

$$x_p(t) = \frac{C}{\omega^2 + a^2} (a \cos(\omega t + \varphi) + \omega \sin(\omega t + \varphi))$$

Méthode des vecteurs de Fresnel : La méthode des vecteurs de Fresnel consiste à traduire la relation :

$$\frac{dx_p}{dt} + ax_p(t) = f(t) = C \cos(\omega t + \varphi)$$

par la relation vectorielle :

$$\overrightarrow{DX_p} + a\overrightarrow{X_p} = \overrightarrow{F}$$

entre les vecteurs de Fresnel $\overrightarrow{DX_p}$, $\overrightarrow{X_p}$ et $\overrightarrow{F}$ respectivement associés aux signaux sinusoïdaux $\frac{dx_p}{dt}$, $x_p(t)$ et $f(t)$. Ces vecteurs ont les caractéristiques suivantes :

- $\overrightarrow{F}$ a une norme égale à C et fait avec l'axe de référence un angle égal à φ ,
- $\overrightarrow{X_p}$ a une norme égale à K et fait avec l'axe de référence un angle égal à ψ ,
- $\overrightarrow{DX_p}$ a une norme égale à ωK et fait avec l'axe de référence un angle égal à $\psi + \frac{\pi}{2}$.

On représente cette relation graphiquement en procédant de la manière suivante : on trace le vecteur $a\overrightarrow{X_p}$ à partir de l'origine avec un angle ψ quelconque (on ne connaît pas encore cet angle), puis, en partant de l'extrémité de ce vecteur, le vecteur $\overrightarrow{DX_p}$ qui fait un angle $+\frac{\pi}{2}$ avec $\overrightarrow{X_p}$. Le vecteur entre l'origine et l'extrémité de $\overrightarrow{DX_p}$ est $\overrightarrow{F}$. Ceci est réalisé sur la figure B.2 dans le cas $a > 0$. On détermine K et ψ en exploitant la figure :

- d'après le théorème de Pythagore :

$$C^2 = (aK)^2 + (\omega K)^2 \quad \text{d'où} \quad K = \frac{C}{\sqrt{\omega^2 + a^2}}.$$

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

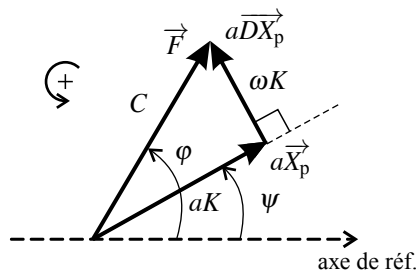


Figure B.2 – Résolution de l'équation (B.1) par les vecteurs de Fresnel, dans le cas $a > 0$. On a indiqué sur chaque vecteur sa norme.

- on voit que $\varphi - \psi$ est compris entre 0 et $\frac{\pi}{2}$ et vérifie :

$$\cos(\varphi - \psi) = \frac{aK}{C} = \frac{a}{\sqrt{\omega^2 + a^2}}, \quad \text{et} \quad \sin(\varphi - \psi) = \frac{\omega K}{C} = \frac{\omega}{\sqrt{\omega^2 + a^2}}.$$

Il vient finalement :

$$\begin{aligned} x_p(t) &= \frac{C}{\sqrt{\omega^2 + a^2}} \cos(\omega t + \varphi - (\varphi - \psi)) \\ &= \frac{C}{\sqrt{\omega^2 + a^2}} (\cos(\varphi - \psi) \cos(\omega t + \varphi) + \sin(\varphi - \psi) \sin(\omega t + \varphi)). \\ &= \frac{C}{\omega^2 + a^2} (a \cos(\omega t + \varphi) + \omega \sin(\omega t + \varphi)). \end{aligned}$$

2.2 Équation différentielle linéaire homogène d'ordre 2 à coefficients constants

Dans ce paragraphe on résout une équation différentielle linéaire et homogène du **deuxième ordre** à coefficients constants. Cette équation différentielle est de la forme :

$$\frac{d^2x}{dt^2} + a \frac{dx}{dt} + bx(t) = 0 \tag{B.4}$$

où a et b sont des constantes connues et $x(t)$ la fonction inconnue recherchée.

a) Solutions d'une équation homogène, équation caractéristique

Par analogie avec le cas de l'équation du premier ordre, on peut chercher des solutions de la forme $x(t) = \exp(rt)$ où r est une constante. D'après les propriétés de l'exponentielle :

$$\frac{dx}{dt} = r \exp(rt), \quad \frac{d^2x}{dt^2} = \frac{d}{dt}(r \exp(rt)) = r^2 \exp(rt)$$

Ainsi $x(t) = \exp(rt)$ est solution de (B.4) si et seulement si :

$$r^2 \exp(rt) + ar \exp(rt) + b \exp(rt) = 0 \quad \text{soit} \quad r^2 + ar + b = 0.$$

L' équation caractéristique associée à l' équation différentielle homogène

$$\frac{d^2x}{dt^2} + a \frac{dx}{dt} + bx(t) = 0$$

est l' équation du second degré, d' inconnue r :

$$r^2 + ar + b = 0. \tag{B.5}$$

La résolution de l' équation caractéristique dépend du signe de son discriminant :

$$\Delta = a^2 - 4b.$$

Premier cas : $\Delta > 0$. L' équation caractéristique admet deux solutions réelles :

$$r_1 = \frac{-a + \sqrt{\Delta}}{2} \quad \text{et} \quad r_2 = \frac{-a - \sqrt{\Delta}}{2}.$$

On retiendra que :

Lorsque l' équation caractéristique a un discriminant positif, elle admet deux racines réelles r_1 et r_2 , et la solution générale de l' équation différentielle homogène (B.4) est :

$$x(t) = \lambda_1 \exp(r_1 t) + \lambda_2 \exp(r_2 t),$$

où λ_1 et λ_2 sont des constantes quelconques.

Deuxième cas : $\Delta = 0$. Dans ce cas l' équation caractéristique admet une seule racine (racine double) :

$$r_1 = -\frac{a}{2}.$$

On peut alors montrer que la fonction $x(t) = t \exp(r_1 t)$ vérifie aussi (B.4). En effet, on a alors :

$$\frac{dx(t)}{dt} = \exp(r_1 t) + r_1 t \exp(r_1 t) \quad \text{et} \quad \frac{d^2x(t)}{dt^2} = 2r_1 \exp(r_1 t) + r_1^2 t \exp(r_1 t),$$

de sorte que :

$$\frac{d^2x(t)}{dt^2} + a \frac{dx(t)}{dt} + bx(t) = (2r_1 + a) \exp(r_1 t) + (r_1^2 + ar_1 + b) t \exp(r_1 t) = 0.$$

Finalement :

Lorsque l' équation caractéristique a un discriminant nul, elle admet une racine double $r_1 = -\frac{a}{2}$ et la solution générale de l' équation différentielle homogène est :

$$x(t) = (\lambda_1 t + \lambda_2) \exp(r_1 t),$$

où λ_1 et λ_2 sont des constantes quelconques.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

Troisième cas : $\Delta < 0$. Dans ce cas, l'équation caractéristique n'a pas de racines réelle mais deux racines complexes conjuguées :

$$\underline{r_1} = -\frac{a}{2} + i\omega \quad \text{et} \quad \underline{r_2} = -\frac{a}{2} - i\omega,$$

en notant : $\omega = \frac{\sqrt{-\Delta}}{2}$. L'équation différentielle (B.4) admet les fonctions complexes $\exp(\underline{r_1}t)$ et $\exp(\underline{r_2}t)$ comme solutions, mais aussi, puisqu'elle est linéaire, les fonctions :

$$\frac{1}{2} (\exp(\underline{r_1}t) + \exp(\underline{r_2}t)) = \frac{1}{2} \exp\left(-\frac{a}{2}t\right) (\exp(i\omega t) + \exp(-i\omega t)) = \exp\left(-\frac{a}{2}t\right) \cos(\omega t),$$

et :

$$\frac{1}{2i} (\exp(\underline{r_1}t) - \exp(\underline{r_2}t)) = \frac{1}{2i} \exp\left(-\frac{a}{2}t\right) (\exp(i\omega t) - \exp(-i\omega t)) = \exp\left(-\frac{a}{2}t\right) \sin(\omega t).$$

Finalement :

Lorsque l'équation caractéristique a un discriminant négatif, elle admet deux solutions complexes conjuguées $-\frac{a}{2} \pm i\omega$ où $\omega = \frac{\sqrt{-\Delta}}{2}$ et la solution générale de l'équation différentielle homogène est :

$$x(t) = \exp\left(-\frac{a}{2}t\right) (\lambda_1 \cos(\omega t) + \lambda_2 \sin(\omega t)),$$

où λ_1 et λ_2 sont des constantes quelconques.

b) Critère de stabilité

Une équation différentielle est dite stable si les solutions de l'équation différentielle homogène associée tendent toutes vers 0 pour t tendant vers l'infini.

Peut-on trouver un critère simple de stabilité pour l'équation (B.4) ?

On sait que la fonction $\exp(rt)$ tend vers 0 pour t tendant vers l'infini si $r < 0$ et tend vers l'infini si $r > 0$. Ainsi, dans le premier cas ($\Delta > 0$) l'équation est stable si et seulement si les deux racines r_1 et r_2 sont négatives. Il faut et il suffit donc que :

- leur somme soit négative soit : $r_1 + r_2 = -a < 0$,
- leur produit soit positif soit : $r_1 r_2 = b > 0$.

Dans le deuxième et le troisième cas, l'équation est stable si et seulement si $-\frac{a}{2} < 0$ soit

$$a > 0. \text{ Et comme : } b = \frac{a^2 - \Delta}{4} \geq \frac{a^2}{4}, \text{ on a aussi } b > 0.$$

En conclusion :

L'équation différentielle (B.4) est stable si et seulement si $a > 0$ et $b > 0$.

c) Formes canoniques de l'équation homogène

Dans le cas où l'équation différentielle (B.4) est stable, on a l'habitude de l'écrire sous une forme particulière, appelée forme canonique.

La forme canonique de l'équation différentielle (B.4), lorsqu'elle est stable est :

$$\frac{dx^2}{dt^2} + 2\xi \omega_0 \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x(t) = 0 \quad (\text{B.6})$$

ou

$$\frac{dx^2}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x(t) = 0. \quad (\text{B.7})$$

Solutions de l'équation $\frac{dx^2}{dt^2} + 2\xi \omega_0 \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x(t) = 0$ Les solutions trouvées ci-dessus sont :

$$\text{si } \xi > 1, \quad x(t) = \lambda_1 \exp\left(\left(-\xi + \sqrt{\xi^2 - 1}\right) \omega_0 t\right) + \lambda_2 \exp\left(\left(-\xi - \sqrt{\xi^2 - 1}\right) \omega_0 t\right),$$

$$\text{si } \xi = 1, \quad x(t) = (\lambda_1 t + \lambda_2) \exp(-\omega_0 t),$$

$$\text{si } \xi < 1, \quad x(t) = \exp(-\xi \omega_0 t) \left(\lambda_1 \cos\left(\sqrt{1 - \xi^2} \omega_0 t\right) + \lambda_2 \sin\left(\sqrt{1 - \xi^2} \omega_0 t\right) \right),$$

où λ_1 et λ_2 sont des constantes quelconques.

Solutions de l'équation $\frac{dx^2}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{dx}{dt} + \omega_0^2 x(t) = 0$ Les solutions trouvées ci-dessus sont :

$$\text{si } Q < \frac{1}{2},$$

$$x(t) = \lambda_1 \exp\left(\left(-\frac{1}{2Q} + \sqrt{\frac{1}{4Q^2} - 1}\right) \omega_0 t\right) + \lambda_2 \exp\left(\left(-\frac{1}{2Q} - \sqrt{\frac{1}{4Q^2} - 1}\right) \omega_0 t\right),$$

$$\text{si } Q = \frac{1}{2}, \quad x(t) = (\lambda_1 t + \lambda_2) \exp(-\omega_0 t),$$

$$\text{si } Q > \frac{1}{2}, \quad x(t) = \exp\left(-\frac{\omega_0}{2Q} t\right) \left(\lambda_1 \cos\left(\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} \omega_0 t\right) + \lambda_2 \sin\left(\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} \omega_0 t\right) \right),$$

où λ_1 et λ_2 sont des constantes quelconques.

d) Équation différentielle de l'oscillateur harmonique

Dans le cas où $\xi = 0$ ou $Q = \infty$, l'équation différentielle s'écrit :

$$\frac{d^2x}{dt^2} + \omega_0^2 x(t) = 0, \quad (\text{B.8})$$

et a pour solution :

$$x(t) = \lambda_1 \cos(\omega_0 t) + \lambda_2 \sin(\omega_0 t),$$

où λ_1 et λ_2 sont des constantes quelconques.

2.3 Équation différentielle linéaire d'ordre 2 à coefficients constants, avec un second membre non nul

Dans ce paragraphe on va résoudre une équation différentielle de la forme :

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

$$\frac{d^2x}{dt^2} + a \frac{dx}{dt} + bx(t) = f(t) \tag{B.9}$$

où a et b sont des constantes connues et $x(t)$ la fonction inconnue recherchée. $f(t)$ est une fonction connue, appelée second membre de l'équation.

a) Méthode générale de résolution

La méthode est la même que pour l'équation du premier ordre. La solution la plus générale de l'équation avec second membre (B.9) est :

$$x(t) = x_p(t) + x_h(t),$$

où x_p est une solution particulière de l'équation complète (avec son second membre non nul) et $x_h(t)$ une solution quelconque de l'équation homogène associée (B.4), c'est-à-dire la même avec un second membre nul. Dans l'expression de $x_h(t)$ apparaissent deux constantes λ_1 et λ_2 qui peuvent avoir *a priori* n'importe quelle valeur.

La solution correspondant à un problème donné est celle qui vérifie les conditions initiales qui sont, pour une équation du deuxième ordre :

- une valeur initiale donnée de la fonction : $x(0) = x_0$,
- une valeur initiale donnée de la dérivée première de la fonction : $\left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0} = v_0$.

Ces conditions permettent de déterminer les constantes λ_1 et λ_2 pour la solution recherchée, en résolvant un système linéaire de deux équations à deux inconnues.

Par exemple, en utilisant la forme (B.6) pour l'équation homogène, le système à résoudre dans le cas où $\xi > 1$ est :

$$\begin{cases} \lambda_1 + \lambda_2 = x_0 - x_p(0) \\ \left(-\xi + \sqrt{\xi^2 - 1}\right) \lambda_1 + \left(-\xi - \sqrt{\xi^2 - 1}\right) \lambda_2 = v_0 - \left(\frac{dx_p}{dt}\right)_{t=0} \end{cases}$$

Dans les paragraphes suivants, on donne la méthode pour obtenir une solution particulière $x_p(t)$ de (B.9) pour différentes formes du second membre $f(t)$.

b) Solution particulière avec $f(t) = C$, constante

Dans ce cas, on cherche une solution particulière constante : $x_p(t) = K$. Alors, les dérivées de $x_p(t)$ sont nulles et (B.9) s'écrit : $bK = C$ d'où l'on tire : $K = \frac{C}{b}$.

Ainsi, une solution particulière de (B.9), dans le cas où $f(t) = C$, est :

$$x_p(t) = \frac{C}{b}.$$

c) Solution particulière avec $f(t) = C \exp(\gamma t)$

Dans le cas où le second membre est de la forme $f(t) = C \exp(\gamma t)$ avec C et γ constantes, on cherche une solution particulière de la forme :

$$x_p(t) = K \exp(\gamma t),$$

où K est une constante. Alors : $\frac{dx_p}{dt} = \gamma K \exp(\gamma t)$ et $\frac{d^2 x_p}{dt^2} = \gamma^2 K \exp(\gamma t)$. L'équation (B.9) s'écrit :

$$\gamma^2 K \exp(\gamma t) + a \gamma K \exp(\gamma t) + b K \exp(\gamma t) = C \exp(\gamma t)$$

d'où l'on tire : $K = \frac{C}{\gamma^2 + a\gamma + b}$. Ainsi, une solution particulière de (B.1) dans ce cas est :

$$x_p(t) = \frac{C}{\gamma^2 + a\gamma + b} \exp(\gamma t).$$

d) Solution particulière avec $f(t) = C \cos(\omega t + \varphi)$

Dans le cas où le second membre est de la forme : $f(t) = C \cos(\omega t + \varphi)$ avec C , ω et φ constantes, on cherche une solution particulière de la forme :

$$x_p(t) = K \cos(\omega t + \psi),$$

où K et ψ sont des constantes. Pour cela, on peut utiliser :

- la méthode des grandeurs complexes,
- la méthodes des vecteurs de Fresnel.

Méthode des grandeurs complexes Cette méthode consiste à représenter les signaux sinusoïdaux $x_p(t)$ et $f(t)$ par les signaux complexes $\underline{x}_p$ et $\underline{f}$ (voir paragraphe correspondant dans l'étude de l'équation différentielle d'ordre 1).

L'équation différentielle (B.9) se traduit pour les signaux complexes par la relation :

$$(i\omega)^2 \underline{x}_p + a(i\omega) \underline{x}_p + b \underline{x}_p = \underline{f}$$

d'où l'on tire immédiatement :

$$\underline{x}_p = \frac{\underline{f}}{-\omega^2 + ia\omega + b} = \frac{C}{-\omega^2 + ia\omega + b} \exp(i(\omega t + \varphi)).$$

Remarque

Noter l'analogie avec l'expression de $x_p(t)$ du paragraphe précédent, pour $\gamma = i\omega$.

On en déduit facilement l'amplitude K de $x_p(t)$ par :

$$K = |\underline{x}_p| = \frac{C}{\sqrt{(b - \omega^2)^2 + (a\omega)^2}},$$

La détermination de la phase initiale ψ de $x_p(t)$ est plus délicate et ne sera pas traitée ici.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

Pour obtenir une expression du signal $x_p(t)$ il faut prendre la partie réelle de $\underline{x}_p$. L'expression, assez lourde, ne peut être donnée ici.

Méthode des vecteurs de Fresnel On peut traduire (B.9) par la relation vectorielle :

$$\overrightarrow{D_2 X_p} + a \overrightarrow{DX_p} + b \overrightarrow{X_p} = \overrightarrow{F}$$

où $\overrightarrow{D_2 X_p}$, $\overrightarrow{DX_p}$, $\overrightarrow{X_p}$ et $\overrightarrow{F}$ sont les vecteurs de Fresnel respectivement associés aux signaux sinusoïdaux $\frac{d^2 x_p}{dt^2}$, $\frac{dx_p}{dt}$, $x_p(t)$ et $f(t)$.

Le vecteur $\overrightarrow{D_2 X_p}$ a une norme égale à $\omega^2 K$ et il a la direction de $\overrightarrow{DX_p}$ tournée d'un angle $\frac{\pi}{2}$: il fait avec l'axe de référence un angle égal à $\psi + \pi$.

La relation traduisant l'équation différentielle est représentée sur la figure B.3 dans un cas particulier.

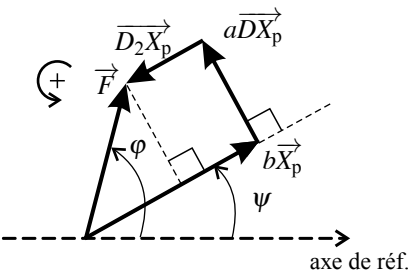


Figure B.3 – Résolution de l'équation (B.9) par les vecteurs de Fresnel, dans le cas d'une équation stable et dans le cas où $\omega^2 < \omega_0^2 = b$.

Le théorème de Pythagore donne dans ce cas : $C^2 = (bK - \omega^2 K)^2 + (a\omega K)^2$, d'où :

$$K = \frac{C}{\sqrt{(b - \omega^2)^2 + (a\omega)^2}}.$$

De plus on voit que, dans le cas représenté, le retard de phase de $x_p(t)$ par rapport à $f(t)$ est compris entre 0 et $\frac{\pi}{2}$.

2.4 Autres équations différentielles

a) Intégration numérique

On rencontre fréquemment, dans la modélisation des systèmes physiques, des équations différentielles qui ne sont pas linéaires : elles contiennent une fonction non linéaire de $x(t)$, ou bien le produit de $x(t)$ par l'une de ses dérivées...

Le plus souvent, ces équations ne peuvent être résolues formellement sur le papier. Il faut faire appel à une technique d'intégration numérique approchée.

Ces techniques utilisent des méthodes « pas-à-pas » pour calculer petit à petit une valeur approchée de $x(t)$ à des instants croissants. Elles ne fonctionnent qu'avec des conditions initiales qu'il faut fournir au programme et qui sont :

- pour une équation différentielle d'ordre 1, la valeur initiale de la fonction : $x(0) = x_0$,
- pour une équation différentielle d'ordre 2, les valeurs initiales de la fonction et de sa dérivée : $x(0) = x_0$ et $\left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0} = v_0$.

b) Intégrale première d'une équation de la forme $\frac{d^2x}{dt^2} = F(x)$

Une équation différentielle d'ordre 2 de la forme :

$$\frac{d^2x}{dt^2} = F(x), \tag{B.10}$$

où $F(x)$ est une fonction quelconque, est appelée équation de Newton. On obtient fréquemment une telle équation en appliquant le principe fondamental de la dynamique. Pour une fonction $F(x)$ non linéaire, cette équation n'est, en général, pas soluble formellement. On peut néanmoins dans tous les cas obtenir une **intégrale première**, c'est-à-dire une équation du premier ordre qui lui est équivalente.

Pour cela, on multiplie les deux membres de l'équation par la dérivée première de la fonction inconnue :

$$\frac{dx}{dt} \frac{d^2x}{dt^2} = F(x) \frac{dx}{dt}.$$

On reconnaît au membre de gauche la dérivée par rapport au temps de $\frac{1}{2} \left(\frac{dx}{dt}\right)^2$. En effet,

pour toute fonction $f(t)$ on a : $\frac{d}{dt} (f(t)^2) = 2f(t) \frac{df}{dt}$.

Au membre de droite, on a la dérivée par rapport au temps de $G(x)$ où la fonction G est une primitive de la fonction F , c'est-à-dire que $\frac{dG}{dx} = F(x)$. En effet, $G(x)$ dépend du temps

puisque x dépend du temps et : $\frac{dG(x)}{dt} = \frac{dG}{dx} \frac{dx}{dt} = F(x) \frac{dx}{dt}$.

On a ainsi :

$$\frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} \left(\frac{dx}{dt}\right)^2 \right) = \frac{dG(x)}{dt}$$

ce qui est équivalent à :

$$\frac{1}{2} \left(\frac{dx}{dt}\right)^2 = G(x) + K \tag{B.11}$$

où K est une constante (indépendante du temps). La relation (B.11) est l'intégrale première associée à l'équation différentielle (B.10).

La valeur de K dépend des conditions initiales $x_0 = x(0)$ et $v_0 = \left(\frac{dx}{dt}\right)_{t=0}$ puisque la relation

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

(B.11) appliquée à l’instant $t = 0$ nous donne :

$$K = \frac{1}{2}v_0^2 - G(x_0).$$



Dans ce calcul il faut bien faire attention à la variable par rapport à laquelle on dérive : il s’agit parfois de x et parfois de t .

On peut d’ailleurs écrire l’équation (B.10) de la manière suivante :

$$\frac{d}{dt} \left(\frac{dx}{dt} \right) = \frac{dG}{dx}$$

mais cela ne la rend pas intégrable car il y a d’un côté du signe égal une dérivée par rapport à t et de l’autre côté une dérivée par rapport à x .

c) Méthode de séparation des variables

La méthode de *séparation des variables* s’applique à toute équation différentielle du premier ordre de la forme :

$$\frac{dx}{dt} = F(x) \tag{B.12}$$

où $F(x)$ est une fonction de x .

La méthode consiste à séparer les variables de chaque côté du signe égal, de la manière suivante :

$$\frac{dx}{F(x)} = dt.$$

On fait ainsi apparaître des différentielles que l’on intègre, pour x entre la valeur initiale x_0 et $x(t)$, et pour t entre 0 et t :

$$\int_{x_0}^{x(t)} \frac{dx}{F(x)} = \int_0^t dt = t.$$

Si l’on sait calculer l’intégrale au membre de gauche de cette équation, on a obtenu une expression de t en fonction de $x(t)$. Cette expression peut parfois être inversée pour avoir l’expression de la fonction $x(t)$.

3 Fonctions

3.1 Fonctions usuelles

a) Exponentielle

Certaines fonctions sont très employées en Sciences Physiques. Il faut savoir en tracer l’allure et connaître leurs variations.

L’**exponentielle** $\exp(x)$, ou e^x , est définie sur tout $\mathbb{R}$. Elle converge très rapidement vers 0 en $-\infty$ et diverge vers $+\infty$ en $+\infty$. De plus, $\exp(0) = e^0 = 1$. L’exponentielle d’une somme ou d’un produit est à connaître :

$$\exp(x+y) = e^{x+y} = e^x \times e^y$$

et

$$\exp(xy) = e^{xy} = (e^x)^y = (e^y)^x.$$

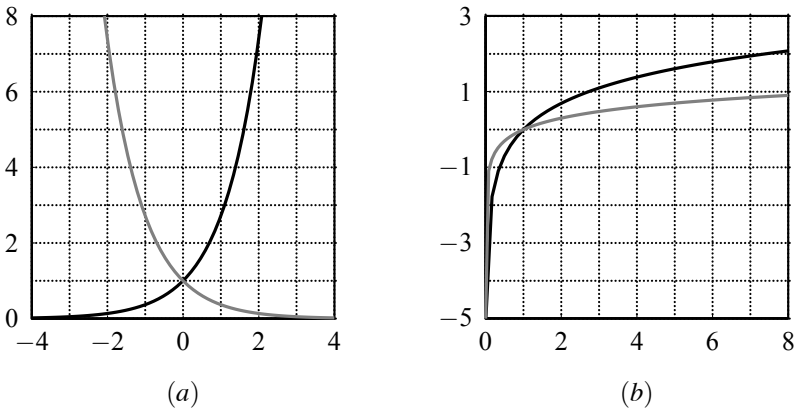


Figure B.4 – Graphes des fonctions : (a) $x \mapsto \exp(x)$ en noir, $x \mapsto \exp(-x)$ en gris, (b) $x \mapsto \ln(x)$ en noir, $x \mapsto \log(x)$ en gris.

b) Logarithme

Le **logarithme népérien** $\ln(x)$ est la fonction réciproque de l’exponentielle :

$$\exp(\ln(x)) = x \quad \text{et} \quad \ln(\exp(x)) = x.$$

Symboliquement, $\exp \circ \ln = \ln \circ \exp = \text{identité}$.

Le logarithme est défini sur $\mathbb{R}_+^* =]0, +\infty[$. Il diverge vers $-\infty$ en 0 et vers $+\infty$ en $+\infty$. De plus, $\ln(1) = 0$. Le logarithme d’un produit doit être connu :

$$\ln(xy) = \ln(x) + \ln(y)$$

d’où

$$\ln\left(\frac{x}{y}\right) = \ln(x) - \ln(y)$$

et

$$\ln(x^\alpha) = \alpha \ln(x).$$

Le **logarithme décimal** $\log(x)$ est la fonction réciproque de la fonction $x \mapsto 10^x$:

$$10^{\log(x)} = \log(10^x) = x.$$

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

Le lien entre les logarithmes népérien et décimal est :

$$\log(x) = \frac{\ln(x)}{\ln(10)} \simeq \frac{\ln(x)}{2,3} \simeq 0,43 \ln(x) \quad \text{et} \quad \ln(x) = \frac{\log(x)}{\log(e)} \simeq \frac{\log(x)}{0,43} \simeq 2,3 \log(x).$$

On retrouve :

$$\log(xy) = \log(x) + \log(y), \quad \log\left(\frac{x}{y}\right) = \log(x) - \log(y), \quad \log(x^\alpha) = \alpha \log(x).$$

c) Fonction puissance

La fonction puissance $x \mapsto x^a$ est définie sur $\mathbb{R}$ si $a > 0$ et sur $\mathbb{R}^*$ si $a < 0$. Elle n'est d'aucune utilité si $a = 0$:

$$x^0 = 1.$$

On retiendra :

$x^{a+b} = x^a \times x^b$

et

$x^{a-b} = \frac{x^a}{x^b}.$

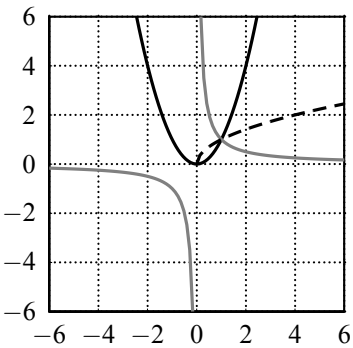


Figure B.5 – Graphes de quelques fonctions puissance : $x \mapsto x^2$ (en noir), $x \mapsto 1/x$ (en gris) et $x \mapsto \sqrt{x}$ (en pointillés).

d) Fonctions trigonométriques

Les fonctions trigonométriques sont approfondies dans la suite. Le **cosinus** et le **sinus** sont définis sur $\mathbb{R}$, leur valeur est comprise dans l'intervalle $[-1, 1]$. La **tangente** est définie par :

$$\tan(x) = \frac{\sin(x)}{\cos(x)}.$$

Elle n'est donc pas définie lorsque le cosinus s'annule, c'est-à-dire en $\frac{\pi}{2} + n\pi, n \in \mathbb{Z}$.

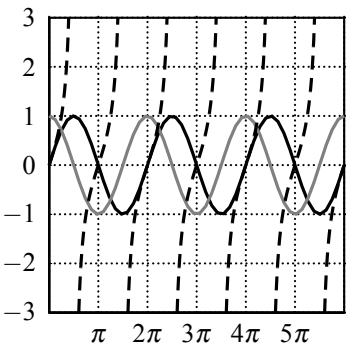


Figure B.6 – Graphes des fonctions sinus (en noir), cosinus (en gris), tangente (en pointillés).

Leurs fonctions réciproques sont notées $\arccos(x)$, $\arcsin(x)$ et $\arctan(x)$. Par exemple :

$$\sin(x) = 0,3 \Leftrightarrow x = \arcsin(0,3).$$

Les fonctions trigonométriques s'expriment en fonction d'exponentielles complexes. Avec le

complexe j tel que $j^2 = -1$:

$$\cos(x) = \frac{\exp(jx) + \exp(-jx)}{2} \quad \text{et} \quad \sin(x) = \frac{\exp(jx) - \exp(-jx)}{2j}.$$

e) Fonctions trigonométriques hyperboliques

Ces relations peuvent être étendues afin de définir le **cosinus hyperbolique**, noté $\cosh(x)$ ou $\text{ch}(x)$, et le **sinus hyperbolique**, noté $\sinh(x)$ ou $\text{sh}(x)$:

$$\cosh(x) = \frac{\exp(x) + \exp(-x)}{2}$$

et

$$\sinh(x) = \frac{\exp(x) - \exp(-x)}{2}.$$

Le cosinus hyperbolique, comme le sinus hyperbolique, sont définies sur $\mathbb{R}$ et divergent en $-\infty$ et $+\infty$.

Les fonctions réciproques sont nommées **argument cosinus hyperbolique** et **argument sinus hyperbolique**, et notées $\text{argch}(x)$, $\text{argsh}(x)$:

$$\text{ch}(x) = 4 \Leftrightarrow x = \text{argch}(4).$$

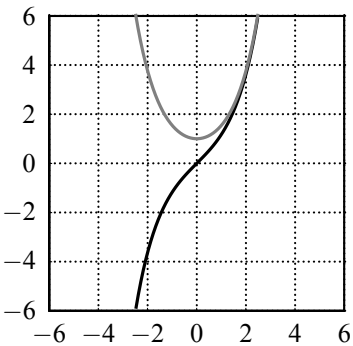


Figure B.7 – Graphes des fonctions sinus hyperbolique (en noir), cosinus hyperbolique (en gris).

3.2 Dérivée

a) Définition

La dérivée d’une fonction f est notée f' et est définie par : $f'(x) = \lim_{\delta x \rightarrow 0} \frac{f(x + \delta x) - f(x)}{\delta x}$.

On la note usuellement :

$$f' = \frac{df}{dx} \begin{matrix} \longleftarrow \text{dérivée de } f \\ \longleftarrow \text{par rapport à la variable } x \end{matrix}$$

Par exemple, la position x d’un mobile, en fonction du temps t , est une fonction $x(t)$, dont la dérivée est notée $\frac{dx}{dt}$. On rencontre aussi la notation $\dot{x}$ pour la dérivée par rapport au temps.

b) Homogénéité

La définition de la dérivée montre clairement que sa dimension est celle de f divisée par celle de x : $\left[\frac{df}{dx} \right] = \frac{[f]}{[x]}$.

Par exemple, pour la position en fonction du temps, $x(t)$, la dérivée $\frac{dx}{dt}$ s’exprime en m.s^{-1} .

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

c) Dérivées usuelles

$f(x)$	$f'(x)$	$f(x)$	$f'(x)$
$\cos(x)$	$-\sin(x)$	$\exp(ax)$	$a \exp(ax)$
$\sin(x)$	$\cos(x)$	$\ln(x)$	$1/x$
$\cosh(x)$	$\sinh(x)$	x^a	ax^{a-1}
$\sinh(x)$	$\cosh(x)$	constante	0

d) Dérivée d'un produit

La dérivée du produit de deux fonctions de x est : $\frac{d}{dx}(fg) = \frac{df}{dx}g + f\frac{dg}{dx}$.

e) Fonction composée

Une fonction composée s'écrit sous la forme $f \circ g$, par exemple $\ln(1 + 3x^2)$, où on applique d'abord la fonction $g : x \mapsto 1 + 3x^2$ puis le logarithme népérien f . La formule de dérivation d'une fonction composée est : $(f \circ g)' = g' \times f' \circ g$.

Avec l'exemple précédent :

$$(\ln(1 + 3x^2))' = \frac{d}{dx}(\ln(1 + 3x^2)) = \frac{d}{dx}(1 + 3x^2) \times \frac{1}{1 + 3x^2} = \frac{6x}{1 + 3x^2}.$$

Trois exemples usuels en physique :

$$\begin{aligned} \frac{d}{dt}(\sin(\theta(t))) &= \frac{d\theta}{dt} \cos(\theta(t)) \\ \frac{d}{dx}(f^a(x)) &= af^{a-1}(x) \frac{df}{dx} \quad (a \text{ positif ou négatif}) \\ \frac{d \exp(f(t))}{dt} &= f'(t) \exp(f(t)). \end{aligned}$$

f) Dérivée seconde

La dérivée seconde f'' d'une fonction f est la dérivée de la dérivée : $f'' = (f')'$. Ainsi :

$$f'' = \frac{d}{dx} \left(\frac{df}{dx} \right) = \left(\frac{d}{dx} \right)^2 f = \frac{d^2 f}{dx^2}.$$

L'opérateur dérivée par rapport à x , $\frac{d}{dx}$, apparaît donc deux fois ; il est symboliquement écrit au carré.

 Attention à la place des carrés dans la notation $\frac{d^2 f}{dx^2}$.

Quelle est la dimension de la dérivée seconde ? La notation $\frac{d^2 f}{dx^2}$ est claire ; sa dimension est celle de f divisée par celle de x au carré : $\left[\frac{d^2 f}{dx^2}\right] = \frac{[f]}{[x]^2}$.

Par exemple, la dérivée seconde $\frac{d^2 x}{dt^2}$ de la position x en fonction du temps t , est en m.s^{-2} . On rencontre aussi la dérivée $\ddot{x}$ pour la dérivée seconde par rapport au temps.

3.3 Développements limités

a) Série de Taylor

Pour une fonction de classe C^∞ sur $\mathbb{R}$, on montre la **formule de Taylor**, qui relie la valeur de la fonction en x à celle en a :

$$f(x) = f(a) + (x-a)f'(a) + \frac{(x-a)^2}{2!}f''(a) + \frac{(x-a)^3}{3!}f'''(a) + \dots + \frac{(x-a)^n}{n!}f^{(n)}(a) + \dots$$

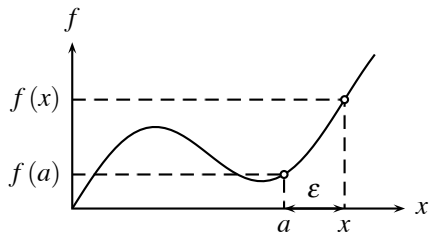


Figure B.8 – Exemple de fonction étudiée.

En posant $\varepsilon = x - a$, elle se met aussi sous la forme, très utile quand on évalue comment la fonction f varie au voisinage de a , dans le cas où ε est très inférieur à a :

$$f(a + \varepsilon) = f(a) + \varepsilon f'(a) + \frac{\varepsilon^2}{2}f''(a) + \frac{\varepsilon^3}{3!}f'''(a) + \dots + \frac{\varepsilon^n}{n!}f^{(n)}(a) + \dots$$

Attendu que ε est très inférieur à a , les termes en ε sont d'autant plus faibles qu'ils figurent à une puissance élevée. En ne gardant que les termes prépondérants d'ordre zéro, un et deux :

$$f(a + \varepsilon) = f(a) + \varepsilon f'(a) + \frac{\varepsilon^2}{2}f''(a) + o(\varepsilon^2),$$

où la notation $o(\varepsilon^2)$ symbolise des termes négligeables devant le terme en ε^2 .

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

b) Approximation locale d’une fonction

Lorsqu’on utilise une somme tronquée de Taylor, on obtient une approximation locale d’une fonction, en un point, d’autant plus précise que la somme contient de nombreux termes.
Par exemple, pour la fonction f , représentée sur la figure B.8, on trace les sommes partielles d’ordre un et deux :

$$\begin{aligned} f_1(x) &= f(a) + (x-a)f'(a) \\ f_2(x) &= f(a) + (x-a)f'(a) + \frac{(x-a)^2}{2!}f''(a) \end{aligned}$$

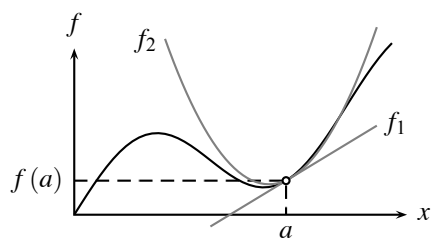


Figure B.9 – Approximations d’une fonction en un point.

On reconnaît en f_1 la tangente à f en a . Quant à f_2 , elle représente la parabole qui épouse le mieux la courbe en a .

c) Développements limités

On déduit de la formule de Taylor les **développements limités** suivants à connaître :

au premier ordre :	au deuxième ordre :
$(1 \pm x)^\alpha = 1 \pm \alpha x + o(x)$	$\cos(x) = 1 - \frac{x^2}{2} + o(x^2)$
$e^x = 1 + x + o(x)$	$\sin(x) = x + o(x^2)$
$\ln(1+x) = x + o(x)$	$\tan(x) = x + o(x^2)$

3.4 Primitive et intégrale

a) Primitive

Soit une fonction f . Une fonction F qui a pour dérivée la fonction f , est appelée **primitive** de f : $F' = f$. Par exemple, une primitive de $f(x) = x$ est $F(x) = \frac{x^2}{2}$.

Attendu que la dérivée d’une constante C est nulle :

$$(F(x) + C)' = F'(x) = f(x),$$

toute fonction $F(x) + C$ est aussi une primitive de $f(x)$.

b) Intégrale définie

Soit une fonction f admettant une primitive F . L'intégrale définie de f , entre la valeur a et la valeur b , est :

$$\int_a^b f(x) \, dx = [F(x)]_a^b = F(b) - F(a).$$

c) Intégrale définie et aire

On montre que l'intégrale $\int_a^b f(x) \, dx$ représente l'aire comprise entre la courbe qui représente f et l'axe des abscisses.

Cette aire est algébrique, c'est à dire qu'elle peut être positive comme négative. Dans l'exemple suivant, l'aire comprise entre a et 0 est négative, car en-dessous de l'axe des abscisses, et celle entre 0 et b est positive, car au-dessus.

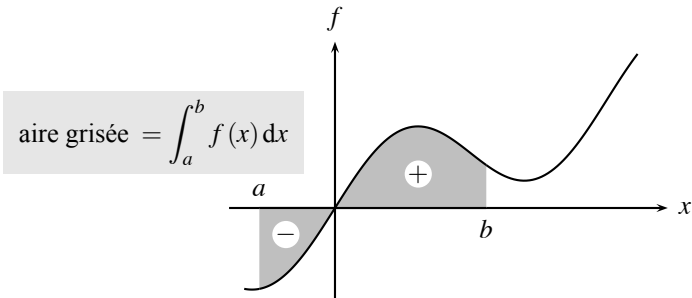


Figure B.10 – Intégrale définie.

d) Intégrale définie comme limite d'une somme

Découpons l'aire comprise entre la courbe qui représente f et l'axe des abscisses, en bandes verticales de même largeur. Chaque bande est comprise entre les abscisses x_k et x_{k+1} et a comme hauteur $f(x_k)$ ou $f(x_{k+1})$ suivant la bande. Cette opération peut être menée avec les rectangles inscrits, de surface totale S_1 , ou exinscrits, de surface totale S_2 , comme le montre la figure B.11.

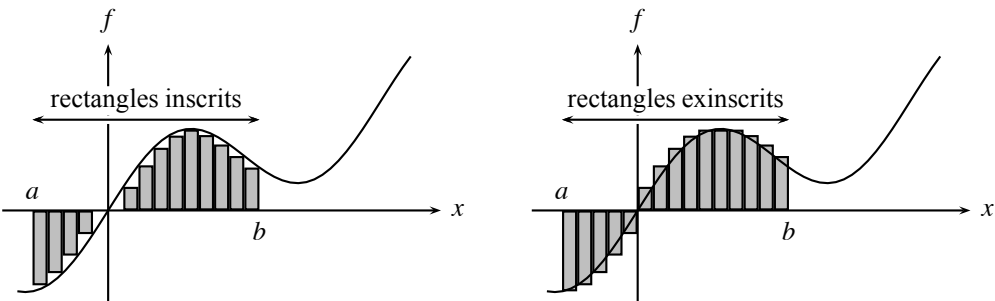


Figure B.11 – Intégrale définie et somme de rectangles.

L'aire sous la courbe qui représente f est alors comprise entre S_1 et S_2 : $S_1 < \int_a^b f(x) \, dx < S_2$.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

On observe intuitivement que si la base des rectangles tend vers zéro, c'est à dire que la distance $x_{k+1} - x_k$ tend vers zéro, les deux sommes S_1 et S_2 convergent vers l'intégrale définie de f entre a et b .

On peut alors interpréter l'intégrale définie, comme une somme de contributions infinitésimales, qui correspondent chacune à l'aire d'un rectangle de base dx , infiniment faible, et de hauteur $f(x)$.

e) Valeur moyenne

La valeur moyenne d'une fonction s , de période T est : $\langle s(t) \rangle = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} s(t) dt$,
où t_0 est un instant quelconque, très souvent pris à nul afin de simplifier les calculs.

Attendu que pour une fonction harmonique $\omega = \frac{2\pi}{T}$, soit $\omega T = 2\pi$, les valeurs moyennes d'un sinus ou d'un cosinus sont nulles :

$$\begin{aligned} \langle \sin(\omega t) \rangle &= \frac{1}{T} \int_0^T \sin(\omega t) dt = \frac{1}{T} \left[-\frac{\cos(\omega t)}{\omega} \right]_0^T = \frac{1}{T} \frac{-\cos(\omega T) + \cos(0)}{\omega} \\ &= \frac{1}{T} \frac{-\cos(2\pi) + \cos(0)}{\omega} = 0, \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \langle \cos(\omega t) \rangle &= \frac{1}{T} \int_0^T \cos(\omega t) dt = \frac{1}{T} \left[\frac{\sin(\omega t)}{\omega} \right]_0^T = \frac{1}{T} \frac{\sin(\omega T) - \sin(0)}{\omega} \\ &= \frac{1}{T} \frac{\sin(2\pi) - \sin(0)}{\omega} = 0. \end{aligned}$$

Ces résultats sont immédiats si on interprète l'intégrale comme l'aire sous la courbe. Par exemple pour le sinus ou le sinus au carré :

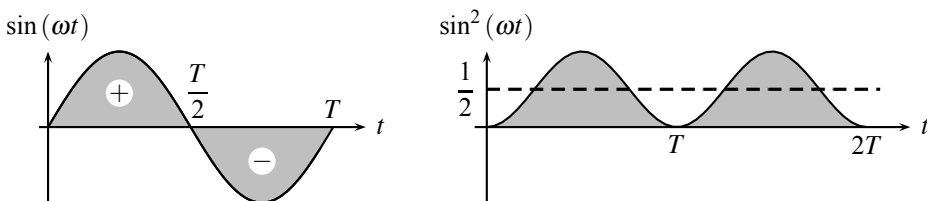


Figure B.12 – Valeur moyenne nulle d'un sinus, $\frac{1}{2}$ d'un sinus carré.

La valeur moyenne d'un $\sin^2$ ou d'un $\cos^2$ vaut $\frac{1}{2}$:

$$\begin{aligned} \langle \sin^2(\omega t) \rangle &= \frac{1}{T} \int_0^T \sin^2(\omega t) dt = \frac{1}{T} \int_0^T \frac{1 - \cos(2\omega t)}{2} dt \\ &= \frac{1}{2T} \left[t - \frac{\sin(2\omega t)}{2\omega} \right]_0^T = \frac{T - 0}{2T} - \frac{\sin(2\omega T) - \sin(0)}{4T\omega} = \frac{1}{2}. \end{aligned}$$

Idem pour celle d'un $\cos^2$ car $\sin^2(\omega t) = \frac{1 + \cos(2\omega t)}{2}$.

Le produit $\sin \times \cos$ a une valeur moyenne nulle :

$$\langle \sin(\omega t) \cos(\omega t) \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T \sin(\omega t) \cos(\omega t) dt = \frac{1}{T} \int_0^T \frac{\sin(2\omega t)}{2} dt = 0.$$

Le cas d'un produit de cosinus, dont l'un est déphasé par rapport à l'autre, est à savoir traiter :

$$\begin{aligned} \langle \cos(\omega t - \varphi) \cos(\omega t) \rangle &= \langle (\cos(\omega t) \cos \varphi + \sin(\omega t) \sin \varphi) \cos(\omega t) \rangle \\ &= \cos \varphi \langle \cos^2(\omega t) \rangle + \sin \varphi \langle \cos(\omega t) \sin(\omega t) \rangle \\ &= \cos \varphi \times \frac{1}{2} + \sin \varphi \times 0 = \frac{\cos \varphi}{2}. \end{aligned}$$

Récapitulatif à connaître :

fonction	valeur moyenne
$\sin(\omega t)$	0
$\cos(\omega t)$	0
$\sin^2(\omega t)$	$\frac{1}{2}$
$\cos^2(\omega t)$	$\frac{1}{2}$
$\sin(\omega t) \cos(\omega t)$	0

3.5 Développement en série de Fourier

a) Théorème de Dirichlet

Toute fonction $f(t)$, périodique de période T et continue sauf en un nombre fini de points, admet un développement en série de Fourier, appelé par son acronyme DSF, tel que :

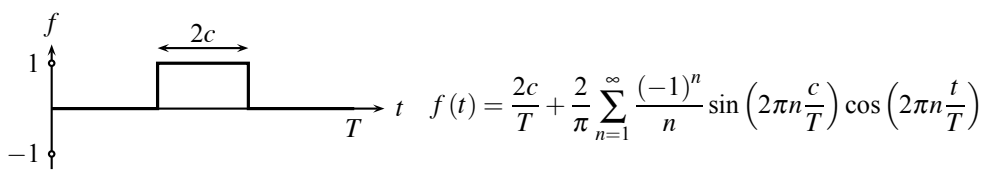
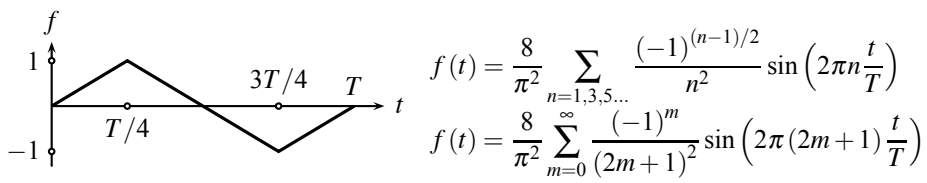
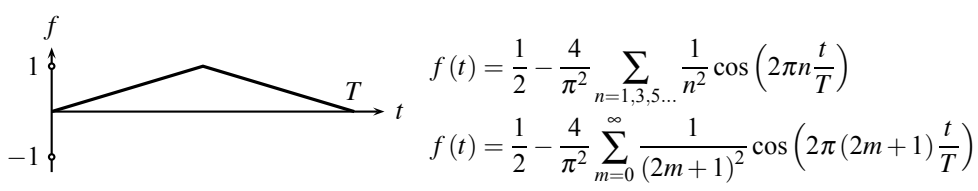
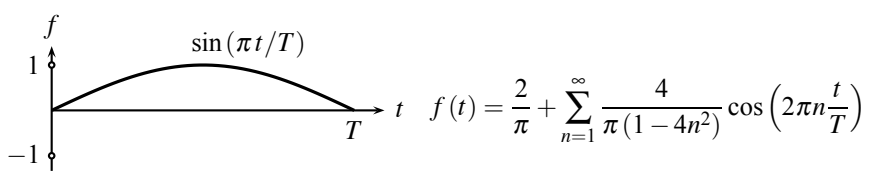
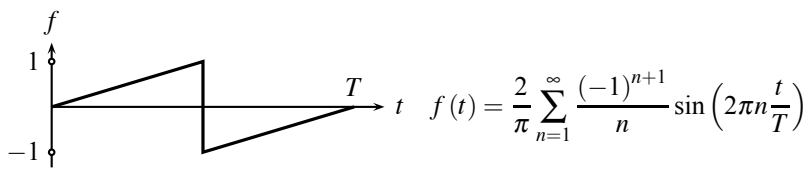
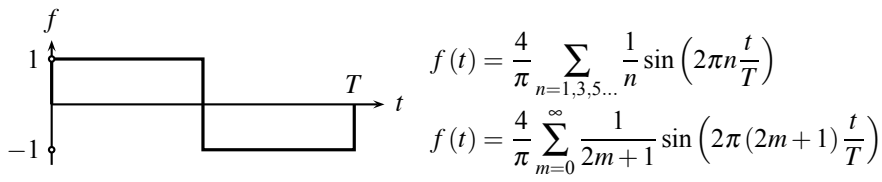
$$f(t) = A_0 + \sum_{n=0}^{\infty} A_n \cos\left(2\pi n \frac{t}{T} + \varphi_n\right),$$

en tout point où f est continue. On rencontre aussi dans la littérature la forme développée suivante :

$$f(t) = A_0 + \sum_{n=0}^{\infty} a_n \cos\left(2\pi n \frac{t}{T}\right) + b_n \sin\left(2\pi n \frac{t}{T}\right).$$

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

b) Exemples



4 Géométrie

4.1 Projection d'un vecteur, produit scalaire

a) Composantes d'un vecteur

Les systèmes de repérage d'un point de l'espace ont été étudiés dans la partie *Mécanique 1*. Dans ce qui suit on utilisera la base orthonormée $(\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$ associée aux coordonnées cartésiennes. Mais les résultats se généralisent pour toute autre base orthonormée, par exemple la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_z)$ associée en un point M aux coordonnées cylindriques, ou la base $(\vec{u}_r, \vec{u}_\theta, \vec{u}_\varphi)$ associée en un point M aux coordonnées sphériques. Il suffira simplement de remplacer dans les formules les indices x, y , et z , par les indices r, θ et z ou bien les indices r, θ et φ .

Tout vecteur $\vec{V}$ peut s'écrire sous la forme :

$$\vec{V} = V_x \vec{u}_x + V_y \vec{u}_y + V_z \vec{u}_z,$$

où V_x, V_y et V_z sont des scalaires appelés **composantes du vecteur** sur la base $(\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$.

On écrit de manière résumée :

$$\vec{V} = \begin{pmatrix} V_x \\ V_y \\ V_z \end{pmatrix}.$$

Attention, l'usage de cette écriture suppose que l'on a précisé clairement la base orthonormée utilisée.

b) Produit scalaire de deux vecteurs

Le **produit scalaire** des vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$ est un scalaire (c'est-à-dire un nombre) noté $\vec{V} \cdot \vec{W}$ et défini par :

$$\vec{V} \cdot \vec{W} = \begin{pmatrix} V_x \\ V_y \\ V_z \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} W_x \\ W_y \\ W_z \end{pmatrix} = V_x W_x + V_y W_y + V_z W_z. \quad (\text{B.13})$$



Dans la pratique, il faut faire attention à exprimer les vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$ sur la même base.

Le produit scalaire est symétrique :

$$\vec{V} \cdot \vec{W} = \vec{W} \cdot \vec{V},$$

et il est bilinéaire :

$$\vec{V} \cdot (\vec{W} + \vec{W}') = \vec{V} \cdot \vec{W} + \vec{V} \cdot \vec{W}' \quad \text{et} \quad \vec{V} \cdot (\lambda \vec{W}) = \lambda (\vec{V} \cdot \vec{W}),$$

$$(\vec{V} + \vec{V}') \cdot \vec{W} = \vec{V} \cdot \vec{W} + \vec{V}' \cdot \vec{W} \quad \text{et} \quad (\lambda \vec{V}) \cdot \vec{W} = \lambda (\vec{V} \cdot \vec{W}).$$

c) Carré scalaire et norme d'un vecteur

Le carré scalaire d'un vecteur $\vec{V}$ est : $\vec{V}^2 = \vec{V} \cdot \vec{V} = V_x^2 + V_y^2 + V_z^2$. Il est souvent noté V^2 .

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

La norme du vecteur $\vec{V}$ est la racine carrée de son carré scalaire :

$$\|\vec{V}\| = \sqrt{\vec{V}^2} = \sqrt{V_x^2 + V_y^2 + V_z^2}. \tag{B.14}$$

C'est un scalaire positif.

De la bilinéarité du produit scalaire découlent les formules du carré scalaire d'une somme :

$$(\vec{V} + \vec{W})^2 = \vec{V}^2 + \vec{W}^2 + 2\vec{V} \cdot \vec{W} = \|\vec{V}\|^2 + \|\vec{W}\|^2 + 2\vec{V} \cdot \vec{W},$$

et d'une différence :

$$(\vec{V} - \vec{W})^2 = \vec{V}^2 + \vec{W}^2 - 2\vec{V} \cdot \vec{W} = \|\vec{V}\|^2 + \|\vec{W}\|^2 - 2\vec{V} \cdot \vec{W}.$$

d) Projection d'un vecteur

Les produits scalaires des vecteurs de la base orthonormée sont :

$$\vec{u}_x \cdot \vec{u}_x = \vec{u}_y \cdot \vec{u}_y = \vec{u}_z \cdot \vec{u}_z = 1 \quad \text{et} \quad \vec{u}_x \cdot \vec{u}_y = \vec{u}_y \cdot \vec{u}_z = \vec{u}_z \cdot \vec{u}_x = 0.$$

Pour tout vecteur, on a donc :

$$\vec{V} \cdot \vec{u}_x = (V_x \vec{u}_x + V_y \vec{u}_y + V_z \vec{u}_z) \cdot \vec{u}_x = V_x \vec{u}_x \cdot \vec{u}_x + V_y \vec{u}_y \cdot \vec{u}_x + V_z \vec{u}_z \cdot \vec{u}_x = V_x.$$

Ceci est général : la composante d'un vecteur $\vec{V}$ sur un vecteur unitaire $\vec{u}_\alpha$ (α est un indice parmi x, y, z, r, θ ou φ) est :

$$V_\alpha = \vec{V} \cdot \vec{u}_\alpha. \tag{B.15}$$

e) Interprétation géométrique

Deux vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$ sont orthogonaux si et seulement si : $\vec{V} \cdot \vec{W} = 0$.

De manière plus générale, on a :

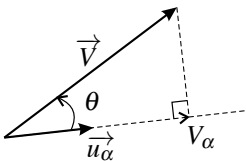
$$\vec{V} \cdot \vec{W} = \|\vec{V}\| \times \|\vec{W}\| \times \cos(\widehat{\vec{V}, \vec{W}}), \tag{B.16}$$

où $\widehat{(\vec{V}, \vec{W})}$ est l'angle entre les vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$. La formule est applicable quelle que soit l'orientation de l'angle, puisque le cosinus est une fonction paire.

Dans le cas où $\vec{W} = \vec{u}_\alpha$, vecteur unitaire d'une base, cette relation s'écrit :

$$V_\alpha = \|\vec{V}\| \cos \theta,$$

où θ est l'angle entre le vecteur unitaire $\vec{u}_\alpha$ et le vecteur $\vec{V}$ que l'on projette sur $\vec{u}_\alpha$ (voir figure).
1068



Exemple

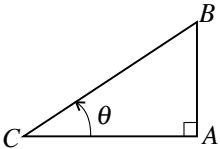
ABC étant un triangle rectangle en A quelconque (voir figure), on peut écrire, en utilisant la relation de Chasles et la bilinéarité du produit scalaire :

$$\overrightarrow{CA} \cdot \overrightarrow{CB} = \overrightarrow{CA} \cdot (\overrightarrow{CA} + \overrightarrow{AB}) = \overrightarrow{CA} \cdot \overrightarrow{CA} + \overrightarrow{CA} \cdot \overrightarrow{AB} = CA^2 + 0 = CA^2.$$

On a aussi, d'après la formule ci-dessus :

$$\overrightarrow{CA} \cdot \overrightarrow{CB} = \|\overrightarrow{CA}\| \times \|\overrightarrow{CB}\| \times \cos(\widehat{\overrightarrow{CA}, \overrightarrow{CB}}) = CA \times CB \times \cos \theta.$$

La comparaison des deux formules donne : $\cos \theta = \frac{CA}{CB}$, relation bien connue.



4.2 Produit vectoriel

a) Orientation de l'espace

L'espace physique est habituellement orienté avec la **règle de la main droite** : une base orthonormée $(\vec{u}_\alpha, \vec{u}_\beta, \vec{u}_\gamma)$ est **directe** si l'on peut placer la main droite de telle manière que le pouce, l'index et le majeur soient respectivement dans la direction et le sens des trois vecteurs $\vec{u}_\alpha, \vec{u}_\beta$ et $\vec{u}_\gamma$ (voir figure B.13). Dans le cas contraire elle est dite **indirecte**.

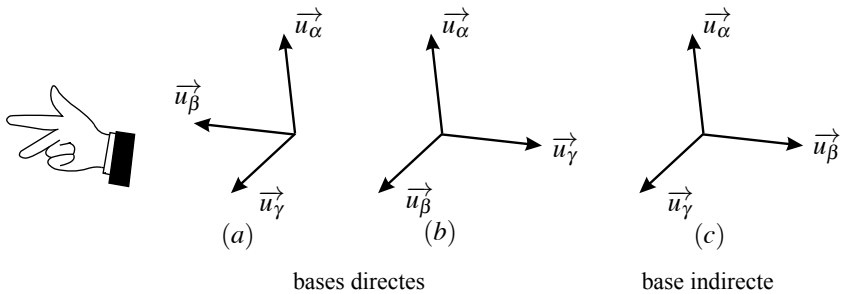


Figure B.13 – Convention d'orientation de l'espace.

Les bases (a) et (b) sur la figure ci-dessus sont directes, la base (c) est indirecte. En inversant le sens d'un des vecteurs, on transforme une base directe en une base indirecte (par exemple on transforme la base (a) en (c) ci-dessus en inversant le sens de $\vec{u}_\beta$). En permutant deux vecteurs, on transforme une base directe en une base indirecte (par exemple on transforme la base (b) en (c) en intervertissant les vecteurs $\vec{u}_\beta$ et $\vec{u}_\gamma$).



Les formules données dans la suite de ce paragraphe ne sont valables que dans le cas où la base $(\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$ est directe.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

b) Produit vectoriel de deux vecteurs

Le **produit vectoriel** des vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$ est un vecteur noté $\vec{V} \wedge \vec{W}$ et défini par :

$$\vec{V} \wedge \vec{W} = \begin{pmatrix} V_x \\ V_y \\ V_z \end{pmatrix} \wedge \begin{pmatrix} W_x \\ W_y \\ W_z \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} V_y W_z - V_z W_y \\ V_z W_x - V_x W_z \\ V_x W_y - V_y W_x \end{pmatrix}. \tag{B.17}$$

Le produit vectoriel est antisymétrique :

$$\vec{V} \wedge \vec{W} = -\vec{W} \wedge \vec{V}.$$

Par conséquent, le produit vectoriel de tout vecteur par lui-même est nul : $\vec{V} \wedge \vec{V} = \vec{0}$.

Le produit vectoriel est bilinéaire :

$$\begin{aligned} \vec{V} \wedge (\vec{W} + \vec{W}') &= \vec{V} \wedge \vec{W} + \vec{V} \wedge \vec{W}' \quad \text{et} \quad \vec{V} \wedge (\lambda \vec{W}) = \lambda (\vec{V} \wedge \vec{W}), \\ (\vec{V} + \vec{V}') \wedge \vec{W} &= \vec{V} \wedge \vec{W} + \vec{V}' \wedge \vec{W} \quad \text{et} \quad (\lambda \vec{V}) \wedge \vec{W} = \lambda (\vec{V} \wedge \vec{W}). \end{aligned}$$

c) Produits vectoriels des vecteurs de la base

Les produits scalaires des vecteurs d’une base orthonormée directe sont :

$$\vec{u}_x \wedge \vec{u}_x = \vec{u}_y \wedge \vec{u}_y = \vec{u}_z \wedge \vec{u}_z = \vec{0}$$

et

$$\vec{u}_x \wedge \vec{u}_y = \vec{u}_z, \quad \vec{u}_y \wedge \vec{u}_z = \vec{u}_x \quad \text{et} \quad \vec{u}_z \wedge \vec{u}_x = \vec{u}_y. \tag{B.18}$$



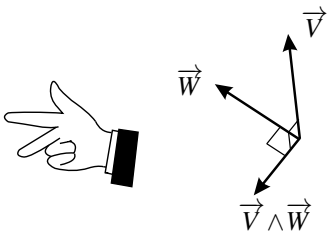
Ces règles de calcul, ainsi que la bilinéarité du produit vectoriel, sont utiles pour calculer le produit vectoriel de deux vecteurs. Par exemple :

$$\vec{u}_x \wedge (2\vec{u}_x + 10\vec{u}_y + 3\vec{u}_z) = 2\vec{u}_x \wedge \vec{u}_x + 10\vec{u}_x \wedge \vec{u}_y + 3\vec{u}_x \wedge \vec{u}_z = 10\vec{u}_z - 3\vec{u}_y.$$

d) Interprétation géométrique

Deux vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$ sont colinéaires si et seulement si : $\vec{V} \wedge \vec{W} = \vec{0}$.
Dans le cas où $\vec{V}$ et $\vec{W}$ ne sont pas colinéaires, $\vec{V} \wedge \vec{W}$ est un vecteur perpendiculaire à la fois au vecteur $\vec{V}$ et au vecteur $\vec{W}$.

On trouve le sens du produit vectoriel de deux vecteurs non colinéaires en appliquant la règle de la main droite : si l’on place le pouce selon le vecteur $\vec{V}$ et l’index selon le vecteur $\vec{W}$, alors le majeur donne le sens du produit vectoriel $\vec{V} \wedge \vec{W}$ (voir figure).



e) Norme du produit vectoriel

On admet la formule générale :

$$\|\vec{V} \wedge \vec{W}\| = \|\vec{V}\| \times \|\vec{W}\| \times |\sin(\widehat{(\vec{V}, \vec{W})})|,$$

(B.19)

où $\widehat{(\vec{V}, \vec{W})}$ est l'angle entre les vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$.

Les deux cas particuliers suivants sont très importants :

- si $\vec{V}$ et $\vec{W}$ sont colinéaires : $\widehat{(\vec{V}, \vec{W})} = 0$ ou π , donc le sinus de cet angle est nul ; on retrouve le fait que le produit vectoriel de vecteurs colinéaires est nul ;
- si $\vec{V}$ et $\vec{W}$ sont perpendiculaires, $\widehat{(\vec{V}, \vec{W})} = \pm \frac{\pi}{2}$ donc $|\sin(\widehat{(\vec{V}, \vec{W})})| = 1$, et dans ce cas :

$$\|\vec{V} \wedge \vec{W}\| = \|\vec{V}\| \times \|\vec{W}\|.$$

4.3 Transformations géométriques

a) Translations

Définition La **translation** $\mathcal{T}_{\vec{T}}$ de vecteur $\vec{T}$ est la transformation de l'espace qui au point M fait correspondre le point $M' = \mathcal{T}_{\vec{T}}(M)$ tel que :

$$\overrightarrow{MM'} = \vec{T}.$$

Expression dans un repère Dans un repère cartésien $(Oxyz)$, si $\vec{T} = T_x \vec{u}_x + T_y \vec{u}_y + T_z \vec{u}_z$, les coordonnées (x', y', z') de M' se déduisent des coordonnées (x, y, z) de M par les formules :

$$\begin{cases} x' = x + T_x \\ y' = y + T_y \\ z' = z + T_z \end{cases}$$

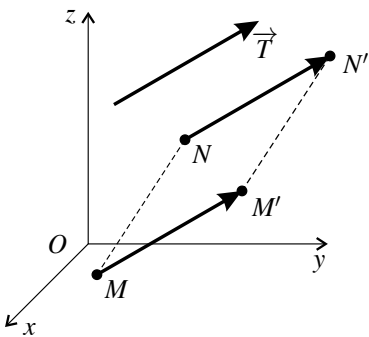


Figure B.14 – Translation de vecteur $\vec{T}$.

Propriétés La translation $\mathcal{T}_{\vec{T}}$ laisse les vecteurs invariants.

La translation $\mathcal{T}_{\vec{T}}$ conserve les distances.

La translation $\mathcal{T}_{\vec{T}}$ transforme un repère orthonormé direct de l'espace en un repère orthonormé direct.

b) Rotation autour d'un axe orienté

Définition La **rotation** $\mathcal{R}_{(O, \vec{u}), \alpha}$ d'angle α autour de l'axe orienté $(O, \vec{u})$ (axe passant par O et dirigé par le vecteur unitaire $\vec{u}$) est la transformation de l'espace qui au point M fait correspondre le point $M' = \mathcal{R}_{(O, \vec{u}), \alpha}(M)$ tel que :

$$\overrightarrow{OM'} = (\vec{u} \cdot \overrightarrow{OM}) \vec{u} + \cos \alpha \left(\overrightarrow{OM} - (\vec{u} \cdot \overrightarrow{OM}) \vec{u} \right) + \sin \alpha \vec{u} \wedge \overrightarrow{OM}.$$

(B.20)

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

Cette formule mathématique n’est pas à connaître et on retiendra plutôt l’interprétation géométrique.

Interprétation géométrique Soit H , le projeté orthogonal de M sur l’axe $(O, \vec{u})$, M' se trouve sur le cercle de centre H et d’axe $(O, \vec{u})$ (cercle contenu dans un plan perpendiculaire $(O, \vec{u})$). L’angle algébrique, orienté par $\vec{u}$, entre les vecteurs $\vec{HM}$ et $\vec{HM'}$ est égal à α (voir figure B.15).

La relation (B.20) peut s’écrire :

$$\vec{HM'} = \cos \alpha \vec{HM} + \sin \alpha \vec{u} \wedge \vec{HM}.$$

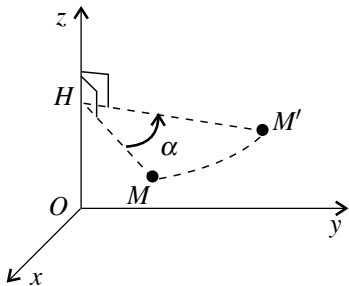


Figure B.15 – Rotation $\mathcal{R}_{(Oz), \alpha}$ d’angle α autour de l’axe (Oz) .

Expression dans un repère Dans le cas où $\vec{u} = \vec{u}_z$, troisième vecteur d’un repère ortho-normé direct $(Oxyz)$, les formules de transformation des coordonnées sont :

$$\begin{cases} x' = x \cos \alpha - y \sin \alpha \\ y' = x \sin \alpha + y \cos \alpha \\ z' = z \end{cases}$$

La rotation d’angle α autour de (Oz) s’exprime en les coordonnées cylindriques (r, θ, z) d’axe (Oz) par les relations :

$$\begin{cases} r' = r \\ \theta' = \theta + \alpha \\ z' = z \end{cases}$$

La rotation d’angle α autour de (Oz) s’exprime en coordonnées sphériques (r, θ, φ) d’axe (Oz) par les relations :

$$\begin{cases} r' = r \\ \theta' = \theta \\ \varphi' = \varphi + \alpha \end{cases}$$

Transformation des vecteurs La rotation $\mathcal{R}_{(O, \vec{u}), \alpha}$ transforme les vecteurs de l’espace selon la formule (B.20). En coordonnées cartésiennes, dans le cas où $\vec{u} = \vec{u}_z$, le vecteur $\vec{V} = V_x \vec{u}_x + V_y \vec{u}_y + V_z \vec{u}_z$ est transformé en $\vec{V'} = V'_x \vec{u}_x + V'_y \vec{u}_y + V'_z \vec{u}_z$ selon les formules suivantes :

$$\begin{pmatrix} V_x \\ V_y \\ V_z \end{pmatrix} \mapsto \begin{pmatrix} V'_x \\ V'_y \\ V'_z \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} V_x \cos \alpha - V_y \sin \alpha \\ V_x \sin \alpha + V_y \cos \alpha \\ V_z \end{pmatrix}.$$

Propriétés La rotation $\mathcal{R}_{(O, \vec{u}), \alpha}$ laisse invariants tous les points de l’axe $(O, \vec{u})$.

La rotation $\mathcal{R}_{(O,\vec{u}),\alpha}$ conserve les normes des vecteurs et les distances entre les points.

La rotation $\mathcal{R}_{(O,\vec{u}),\alpha}$ transforme un repère orthonormé direct de l'espace en un repère ortho-normé direct.

c) Symétrie par rapport à un plan

Définition Soit (P) le plan passant par un point A et dirigé par deux vecteurs unitaires orthogonaux $\vec{u}_\alpha$ et $\vec{u}_\beta$. La **symétrie** $\mathcal{S}_{(P)}$ par rapport au plan (P) est la transformation d'espace qui au point M fait correspondre le point $M' = \mathcal{S}_{(P)}(M)$ défini par :

$$\overrightarrow{AM'} = (\vec{u}_\alpha \cdot \overrightarrow{AM})\vec{u}_\alpha + (\vec{u}_\beta \cdot \overrightarrow{AM})\vec{u}_\beta - (\vec{u}_\gamma \cdot \overrightarrow{AM})\vec{u}_\gamma, \tag{B.21}$$

où $\vec{u}_\gamma = \vec{u}_\alpha \wedge \vec{u}_\beta$.

Cette formule mathématique n'est pas à connaître et on retiendra plutôt l'interprétation géométrique.

Interprétation géométrique M' se trouve sur la droite passant par M et orthogonale au plan (P) , à même distance que M de ce plan (voir figure B.16).

Expression dans un repère Dans le cas où $\vec{u}_\alpha = \vec{u}_x$ et $\vec{u}_\beta = \vec{u}_y$ sont les deux premiers vecteurs de la base d'un repère orthonormé $(Oxyz)$, le plan (P) peut être noté (Axy) et les formules de transformations des coordonnées sont :

$$\begin{cases} x' = x \\ y' = y \\ z' = 2z_A - z \end{cases}$$

où z_A est la troisième coordonnée du point A .

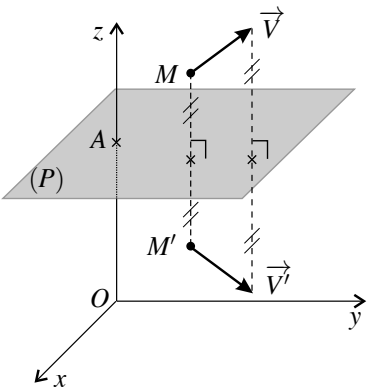


Figure B.16 – Symétrie $\mathcal{S}_{(P)}$ par rapport au plan $(P) = (Axy)$.

Transformation des vecteurs La symétrie $\mathcal{S}_{(Axy)}$ transforme les vecteurs de l'espace selon les formules suivantes :

$$\begin{pmatrix} V_x \\ V_y \\ V_z \end{pmatrix} \mapsto \begin{pmatrix} V'_x \\ V'_y \\ V'_z \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} V_x \\ V_y \\ -V_z \end{pmatrix}.$$

De manière plus générale, si $(\vec{u}_\alpha, \vec{u}_\beta, \vec{u}_\gamma)$ est une base orthonormée telle que $\vec{u}_\alpha$ et $\vec{u}_\beta$ sont parallèles au plan (P) de la symétrie $\mathcal{S}_{(P)}$, la loi de transformation des vecteurs est :

$$\begin{pmatrix} V_\alpha \\ V_\beta \\ V_\gamma \end{pmatrix} \mapsto \begin{pmatrix} V'_\alpha \\ V'_\beta \\ V'_\gamma \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} V_\alpha \\ V_\beta \\ -V_\gamma \end{pmatrix}.$$

Propriétés La symétrie $\mathcal{S}_{(P)}$ laisse tous les points du plan (P) invariants.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

La symétrie $\mathcal{S}_{(P)}$ conserve les normes des vecteurs et les distances entre les points.

La symétrie $\mathcal{S}_{(P)}$ transforme une base repère orthonormé direct en un repère orthonormé *indirect*. Par exemple, la base directe $(\vec{u}_\alpha, \vec{u}_\beta, \vec{u}_\gamma)$ est transformée en $(\vec{u}_\alpha, \vec{u}_\beta, -\vec{u}_\gamma)$ qui est indirecte.

4.4 Courbes planes

Ce paragraphe indique comment reconnaître différents types de courbes par leur équation cartésienne. On se restreint à ces courbes planes, contenus dans le plan (Oxy) et le point M est repéré uniquement par deux coordonnées (x, y) . Le repère $(O, \vec{u}_x, \vec{u}_y)$ est orthonormé.

a) Droites

L'équation cartésienne d'une droite (D) est de la forme :

$$ax + by + c = 0, \tag{B.22}$$

où a, b et c sont des constantes et $(a, b) \neq (0, 0)$. Tout ensemble défini par une équation cartésienne de cette forme est une droite.

Un vecteur directeur de la droite est le vecteur $\vec{V} = b\vec{u}_x - a\vec{u}_y$. La droite est orthogonale au vecteur $a\vec{u}_x + b\vec{u}_y$.

b) Cercles

L'équation cartésienne d'un cercle est de la forme :

$$x^2 + y^2 + ax + by + c = 0 \tag{B.23}$$

où a, b et c sont des constantes telles que $c < \frac{1}{4}(a^2 + b^2)$. Tout ensemble défini par une équation cartésienne de cette forme est un cercle.

Où se trouve le centre du cercle et quel est son rayon ? Pour répondre à ces questions il suffit de réécrire l'équation sous la forme :

$$\left(x - \frac{a}{2}\right)^2 + \left(y - \frac{b}{2}\right)^2 = \frac{1}{4}(a^2 + b^2) - c.$$

Ainsi, si C est le point de coordonnées $\left(\frac{a}{2}, \frac{b}{2}\right)$ et si $R = \sqrt{\frac{1}{4}(a^2 + b^2) - c}$ (cette définition à un sens du fait de l'inégalité ci-dessus), l'équation cartésienne se réécrit :

$$CM^2 = R^2.$$

Donc la courbe d'équation (B.23) est le cercle de centre C et de rayon R .

c) Coniques

L'équation cartésienne d'une conique est de la forme :

$$ax^2 + 2bxy + cy^2 + dx + ey + k = 0 \tag{B.24}$$

où a, b, c, d, e et k sont des constantes. On suppose dans ce qui suit ces constantes sont telles que la courbe n'est pas l'ensemble vide.

Classification des coniques : On appelle discriminant de la conique $\Delta = ac - b^2$.

- si $\Delta > 0$, la courbe est une conique de type **ellipse**,
- si $\Delta = 0$, la courbe est une conique de type **parabole**,
- si $\Delta < 0$, la courbe est une conique de type **hyperbole**.

Équation réduite d’une ellipse :

La courbe d’équation :

$$\frac{x^2}{A^2} + \frac{y^2}{B^2} = 1,$$

où A et B sont des constantes positives, est une ellipse. Elle admet l’origine O pour centre de symétrie et les axes (Ox) et (Oy) pour axes de symétrie (voir figure B.17). Ses dimensions sont $2A$ suivant (Ox) et $2B$ suivant (Oy) . Le **demi-grand axe** de l’ellipse est $\max\{A, B\}$ et le **demi-petit axe** est $\min\{A, B\}$.

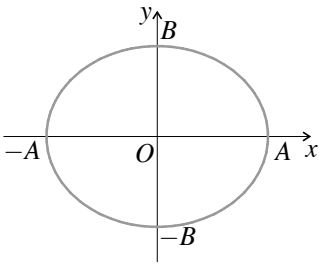


Figure B.17 – L’ellipse d’équation $\frac{x^2}{A^2} + \frac{y^2}{B^2} = 1$.

Équation réduite d’une parabole : La courbe d’équation $y = Ax^2$, où A est une constante, est une parabole admettant l’axe (Oy) pour axe de symétrie. La courbe d’équation $x = By^2$, où B est une constante, est une parabole admettant l’axe (Ox) pour axe de symétrie (voir figure B.18).

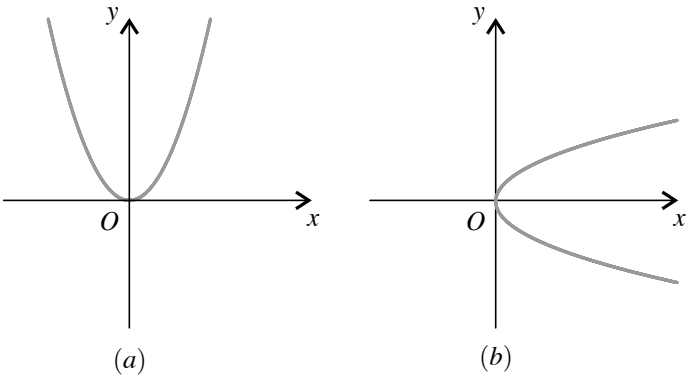


Figure B.18 – Les paraboles d’équation $y = Ax^2$ avec $A > 0$ (courbe (a)) et $x = By^2$ avec $B > 0$ (courbe (b)).

Équation réduite d’une hyperbole : La courbe d’équation $\frac{x^2}{A^2} - \frac{y^2}{B^2} = 1$, où A et B sont des constantes positives, est une hyperbole admettant l’origine O pour centre de symétrie et les axes (Ox) et (Oy) pour axes de symétrie.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

Il en est de même pour la courbe d'équation $-\frac{x^2}{A^2} + \frac{y^2}{B^2} = 1$.

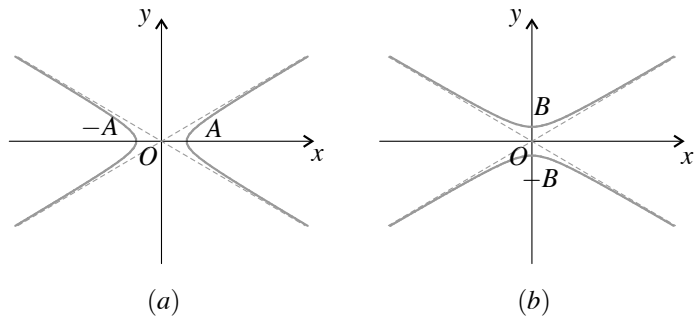


Figure B.19 – Les hyperboles d'équation $\frac{x^2}{A^2} - \frac{y^2}{B^2} = 1$ (courbe (a)) et $-\frac{x^2}{A^2} + \frac{y^2}{B^2} = 1$ (courbe (b)). Les droites en pointillé sont les asymptotes.

Pour des points éloignés de l'origine, tels que $|x| \gg A$ et $|y| \gg B$, les équations de ces deux hyperboles se ramènent à : $y^2 \simeq \frac{B^2}{A^2}x^2$. Elles sont donc quasiment confondues avec les droites d'équations $y = \frac{B}{A}x$ et $y = -\frac{B}{A}x$. Ces droites sont les **asymptotes** de l'hyperbole.

d) Courbe définie par une équation polaire

Définition Une courbe définie par une équation polaire (r, θ) est une courbe d'équation :

$$r = f(\theta),$$

où f est une fonction quelconque à valeurs positives. Elle est formée des points M tels que :

$$\overrightarrow{OM} = f(\theta)\vec{u}_r = f(\theta)\cos\theta\vec{u}_x + f(\theta)\sin\theta\vec{u}_y,$$

pour θ variable dans $\mathbb{R}$ ou sur un intervalle de $\mathbb{R}$.

Méthode de tracé Les calculatrices sont dotées de graphes permettant de visualiser les courbes définies par une équation polaire. Il est attendu du candidat aux concours qu'il sache utiliser cette fonction.

Propriétés Si $f(\theta)$ est périodique de période $2n\pi$, où n est un entier, la courbe est fermée et fait n fois le tour de l'origine.

Un vecteur tangent à la courbe définie par l'équation polaire $r = f(\theta)$ est :

$$\vec{T} = \frac{d\overrightarrow{OM}}{d\theta} = f'(\theta)\vec{u}_r + f(\theta)\vec{u}_\theta.$$

Exemple

1. La courbe définie par

$$r = \frac{p}{1 + e \cos \theta},$$

où $\theta \in [0, 2\pi]$, avec p constante positive et e constante telle que $0 < e < 1$, est une ellipse non centrée sur l'origine.

La distance $r(\theta)$ entre O et M varie entre $r_{\min} = \frac{p}{1+e}$ (pour $\theta = 0$) et $r_{\max} = \frac{p}{1-e}$ (pour $\theta = \pi$, voir figure B.20).

2. La courbe définie par

$$r = \frac{p}{1 + \cos \theta}$$

où $\theta \in]-\pi, \pi[$, avec p constante positive, est une parabole.

3. La courbe définie par

$$r = \frac{p}{1 + e \cos \theta}$$

où $\theta \in]-\theta_0, \theta_0[$, où p est une constante positive, e une constante supérieure à 1 et $\theta_0 = \arccos\left(-\frac{1}{e}\right)$, est une branche d'hyperbole.

Le dénominateur dans l'expression de r s'annule pour $\theta = \pm\theta_0$ ce qui correspond aux deux asymptotes (voir figure B.20).

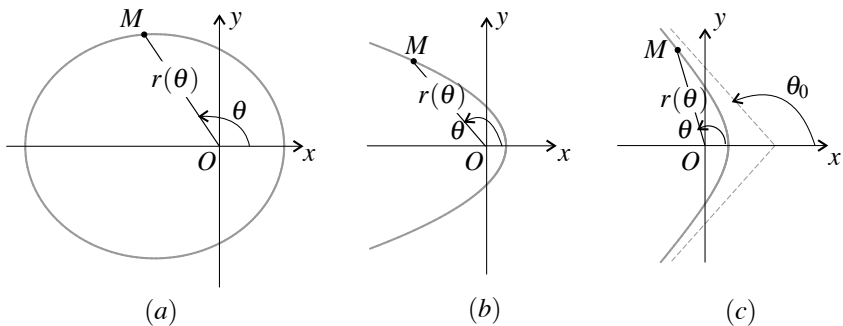


Figure B.20 – (a) : l'ellipse d'équation polaire $r = \frac{p}{1 + e \cos \theta}$ avec $0 < e < 1$;
(b) : la parabole d'équation polaire $r = \frac{p}{1 + \cos \theta}$; (c) : l'hyperbole d'équation
polaire $r = \frac{p}{1 + e \cos \theta}$ avec $e > 1$.

4.5 Courbes paramétrées

Définition Une courbe paramétrée du plan (Oxy) est une courbe décrite au cours du temps par un point M de coordonnées :

$$\begin{cases} x(t) = f(t) \\ y(t) = g(t) \end{cases} \tag{B.25}$$

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

où $f(t)$ et $g(t)$ sont deux fonctions continues et dérivables et t un paramètre variant dans $\mathbb{R}$ ou un intervalle.

Méthode de tracé Les calculettes sont dotées de graphes permettant de visualiser les courbes paramétrées. Il est attendu du candidat aux concours qu'il sache utiliser cette fonction.

Propriétés Un vecteur tangent à la courbe définie par (B.25) est :

$$\vec{T} = \frac{d\vec{OM}}{dt} = f'(t)\vec{u}_x + g'(t)\vec{u}_y.$$

Si t est le temps, $\vec{T}$ est la vitesse $\vec{v}$ du point mobile M .

Exemple

Un exemple à connaître est le cas où $f(t)$ et $g(t)$ sont des fonctions sinusoïdales de même pulsation ω , soit :

$$\begin{cases} x(t) = A \cos(\omega t) \\ y(t) = B \cos(\omega t - \varphi) \end{cases} \quad (\text{B.26})$$

où A et B sont des constantes positives et φ une constante appartenant à $[0, 2\pi[$. On a supposé la phase initiale de la fonction $f(t)$ nulle sans perte de généralité puisqu'on peut toujours se ramener à ce cas par un choix adapté de l'origine des temps.

Expérimentalement, on visualise ce type de courbe sur un oscilloscope en mode XY ou avec un logiciel d'acquisition de signaux lorsqu'on porte en abscisse et en ordonnée deux signaux sinusoïdaux de même pulsation.

Quelle est la nature géométrique de cette courbe paramétrée par la formule (B.25) suivant la valeur de φ ?

Cas où $\varphi \neq 0$ et $\varphi \neq \pi$: D'après la formule du cosinus d'une différence (voir paragraphe 5) :

$$\begin{cases} x(t) = A \cos(\omega t) \\ y(t) = B \cos(\omega t) \cos \varphi + B \sin(\omega t) \sin \varphi \end{cases} \quad \text{d'où} \quad \begin{cases} \cos(\omega t) = \frac{x(t)}{A} \\ \sin(\omega t) = -\frac{x(t) \cos \varphi}{A \sin \varphi} + \frac{y(t)}{B \sin \varphi} \end{cases}$$

puisque $\sin \varphi \neq 0$. La relation $\cos^2(\omega t) + \sin^2(\omega t) = 1$ donne alors :

$$\left(\frac{x(t)}{A}\right)^2 + \left(\frac{y(t)}{B \sin \varphi} - \frac{x(t) \cos \varphi}{A \sin \varphi}\right)^2 = 1,$$

soit :

$$\frac{x(t)^2}{A^2} + \frac{y(t)^2}{B^2} - \frac{2 \cos \varphi}{AB} x(t)y(t) = \sin^2 \varphi.$$

On trouve l'équation d'une conique (voir ci-dessus) dont le discriminant est :

$$\Delta = \frac{1}{A^2} \frac{1}{B^2} - \left(\frac{\cos \varphi}{AB} \right)^2 = \frac{\sin^2 \varphi}{A^2 B^2}.$$

Δ étant positif, la courbe est une ellipse.

Dans le cas où $\cos \varphi = 0$, soit si $\varphi = \frac{\pi}{2}$ ou $\varphi = \frac{3\pi}{2}$, l'équation devient :

$$\frac{x(t)^2}{A^2} + \frac{y(t)^2}{B^2} = 1.$$

C'est une équation réduite : l'ellipse est symétrique par rapport aux axes (Ox) et (Oy) .
Le paramétrage de la courbe prend dans ce cas la forme particulière :

$$\begin{cases} x(t) = A \cos(\omega t) \\ y(t) = \pm B \sin(\omega t) \end{cases}.$$

Pour une valeur quelconque de φ les axes de symétrie de l'ellipse sont inclinés par rapport aux axes du repère. Visuellement, les cas où $\varphi = \frac{\pi}{2}$ ou $\varphi = \frac{3\pi}{2}$ se reconnaissent donc très facilement (voir figure B.21).

Cas où $\varphi = 0$: On a alors : $y(t) = B \cos(\omega t) = \frac{B}{A} x(t)$. La courbe paramétrée est un segment de droite de pente positive (voir figure B.21). Visuellement, ce cas se reconnaît immédiatement.

Cas où $\varphi = \pi$: On a alors : $y(t) = -B \cos(\omega t) = -\frac{B}{A} x(t)$. La courbe paramétrée est un segment de droite de pente négative dans ce cas qui est très facilement reconnaissable (voir figure B.21).

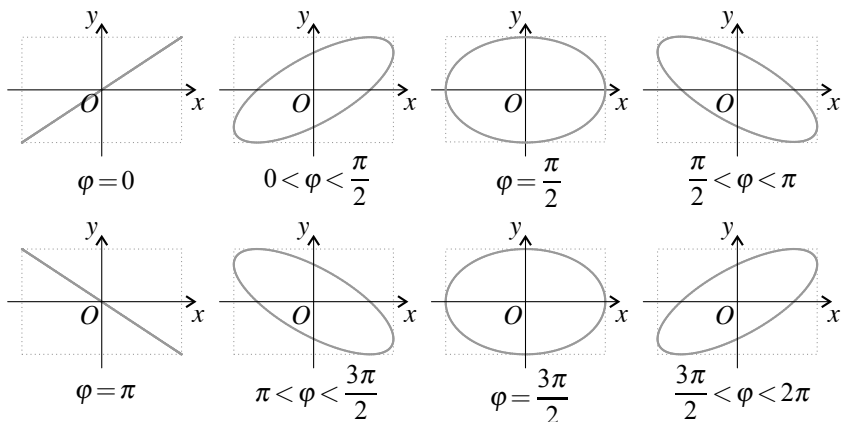


Figure B.21 – Courbe paramétrée $x(t) = A \cos(\omega t)$, $y(t) = B \cos(\omega t - \varphi)$ des valeurs de φ croissantes.

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

4.6 Longueurs, aires et volumes classiques

Les expressions de périmètres, surfaces et volumes données dans ce paragraphe sont à connaître par cœur.

Cercle de rayon R Le périmètre P et la surface intérieure S sont :

$$P = 2\pi R \quad \text{et} \quad S = \pi R^2 \tag{B.27}$$

Sphère de rayon R La surface S et le volume intérieur V sont :

$$S = 4\pi R^2 \quad \text{et} \quad V = \frac{4}{3}\pi R^3 \tag{B.28}$$

Cylindre de rayon R et hauteur h La surface latérale S et le volume intérieur V sont :

$$S = 2\pi R h \quad \text{et} \quad V = \pi R^2 h \tag{B.29}$$

4.7 Barycentre d'un système de points

a) Cas de deux points

On définit le centre de gravité G des points M_1 et M_2 affectés des masses m_1 et m_2 par la relation :

$$(m_1 + m_2) \overrightarrow{AG} = m_1 \overrightarrow{AM_1} + m_2 \overrightarrow{AM_2}, \tag{B.30}$$

où A est un point quelconque.

En écrivant la relation (B.30) pour $A = O$, origine du repère cartésien $(Oxyz)$, on montre que les coordonnées du centre de gravité G vérifient :

$$\begin{cases} (m_1 + m_2) x_G = m_1 x_{M_1} + m_2 x_{M_2} \\ (m_1 + m_2) y_G = m_1 y_{M_1} + m_2 y_{M_2} \\ (m_1 + m_2) z_G = m_1 z_{M_1} + m_2 z_{M_2} \end{cases} \tag{B.31}$$

La relation (B.30), écrite pour $A = M_1$ devient

$$(m_1 + m_2) \overrightarrow{M_1 G} = m_2 \overrightarrow{M_1 M_2} \implies \overrightarrow{M_1 G} = \frac{m_2}{m_1 + m_2} \overrightarrow{M_1 M_2}.$$

Comme $\frac{m_2}{m_1 + m_2} \in]0; 1[$, le centre de gravité G est situé sur le segment $[M_1 M_2]$ et sa position dépend des masses m_1 et m_2 :

- lorsque $m_1 \gg m_2$, G est quasiment confondu avec M_1 ;
- lorsque $m_2 \gg m_1$, G est quasiment confondu avec M_2 ;
- lorsque $m_1 = m_2$, G est au milieu du segment $[M_1 M_2]$.

Lorsque les masses m_1 et m_2 sont identiques, le milieu du segment $[M_1 M_2]$ est le centre de symétrie du système. Le centre de gravité est donc confondu avec le centre de symétrie.

Remarque

En mathématiques, les masses m_1 et m_2 sont appelées poids, ils peuvent être négatifs et on parle de barycentre plutôt que de centre de gravité.

b) Généralisation

On peut généraliser cette relation pour un ensemble de N points M_i de masse m_i :

$$\left(\sum_{i=0}^N m_i\right) \overrightarrow{AG} = \sum_{i=0}^N m_i \overrightarrow{AM_i}.$$

Pour un solide situé dans le volume $\mathcal{V}$, cette somme devient une intégrale :

$$\left(\iiint_{M \in \mathcal{V}} \rho(M) dV(M)\right) \overrightarrow{AG} = \iiint_{M \in \mathcal{V}} \overrightarrow{AM} \rho(M) dV(M) \tag{B.32}$$

où $\rho(M)dV(M)$ est la masse infinitésimale contenue dans le volume infinitésimal $dV(M)$ entourant le point M .

c) Cas d'un solide

Pour un solide quelconque situé dans le volume $\mathcal{V}$, l'intégrale (B.32) conduit aux résultats suivants :

- pour un disque homogène, G est confondu avec le centre du disque ;
- pour un cylindre homogène, G est situé au centre de symétrie du cylindre (à mi-hauteur sur son axe) ;
- pour une boule homogène, G est confondu avec le centre de la boule.

D'une manière générale :

Lorsque le solide est homogène et qu'il présente un centre de symétrie, G est en ce point.

Lorsque le solide est homogène et qu'il possède un plan de symétrie, G appartient à ce plan de symétrie. Lorsqu'il en possède plusieurs, G se situe sur leur intersection.

d) Associativité du barycentre

Si l'on connaît le barycentre G_1 d'un solide $\mathcal{S}_1$ de masse m_1 et le barycentre G_2 d'un solide $\mathcal{S}_2$ de masse m_2 , le barycentre G du solide $\mathcal{S} = \mathcal{S}_1 \cup \mathcal{S}_2$ constitué de la réunion des deux solides précédents est égal au barycentre des points G_1 et G_2 respectivement affectés des masses m_1 et m_2 , ce qui s'écrit :

$$(m_1 + m_2) \overrightarrow{AG} = m_1 \overrightarrow{AG_1} + m_2 \overrightarrow{AG_2}. \tag{B.33}$$

5 Trigonométrie

5.1 Angle orienté

a) Orientation du plan

Orienter le plan de figure consiste à choisir un sens positif qui peut être le sens trigonométrique (ou antihoraire) ou bien le sens horaire. Ce choix est équivalent au choix d'un vecteur unitaire $\vec{n}$ perpendiculaire à la figure : $\vec{n}$ dirigé vers l'avant de la figure pour le sens trigonométrique, et $\vec{n}$ dirigé vers l'arrière de la figure pour le sens horaire (voir figure B.22).

Plus généralement, on peut orienter un plan quelconque de l'espace en choisissant un vecteur $\vec{n}$ orthogonal à ce plan et en appliquant la règle de la main droite : le pouce de la main droite pointant dans la direction et le sens de $\vec{n}$, les autres doigts repliés donnent le sens positif correspondant à $\vec{n}$ qui est appelé *sens positif autour du vecteur $\vec{n}$* (voir figure B.22).

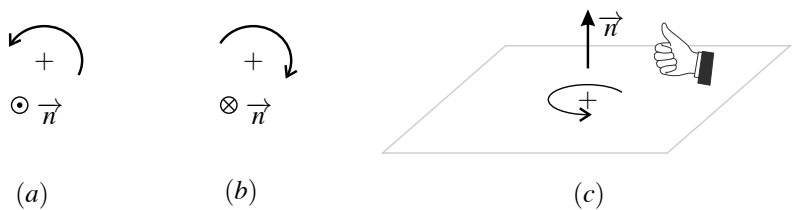


Figure B.22 – (a) : plan de figure orienté dans le sens trigonométrique, $\vec{n}$ pointe vers l'avant de la figure ; (b) : plan de figure orienté dans le sens horaire, $\vec{n}$ pointe vers l'arrière de la figure ; (c) : règle de la main droite donnant le sens positif autour du vecteur $\vec{n}$.



Cette convention est à bien connaître. Elle est liée au choix d'un trièdre direct et à la définition du produit vectoriel. Le produit vectoriel de deux vecteurs $\vec{V}$ et $\vec{W}$ appartenant au plan de figure, orienté par $\vec{n}$, est :

$$\vec{V} \wedge \vec{W} = \|\vec{V}\| \|\vec{W}\| \sin \theta \vec{n}, \quad (\text{B.34})$$

où $\theta = (\widehat{\vec{V}, \vec{W}})$ est l'angle orienté, de $\vec{V}$ vers $\vec{W}$ dans cet ordre.

b) Utilisation des angles orientés

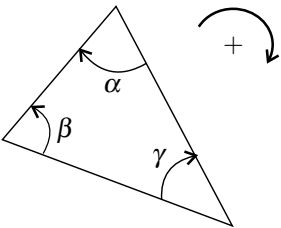
L'utilisation des **angles orientés** (on dit aussi angles algébriques) suppose d'avoir précisé clairement un choix d'orientation. Les angles doivent être représentés sur la figure par une flèche courbe. Ils sont positifs quand cette flèche est dans le sens positif et négatifs quand elle est dans l'autre sens. Un angle représenté par une courbe sans flèche est par convention un angle arithmétique, toujours positif.

L'angle orienté allant d'un vecteur $\vec{V}$ à un vecteur $\vec{W}$ est noté $(\widehat{\vec{V}, \vec{W}})$.



Certaines lois géométriques sont vérifiées uniquement par les angles arithmétiques. Pour les appliquer avec les angles algébriques, il faut s'appuyer sur une figure claire. Par exemple, la propriété selon laquelle la somme des angles d'un triangle est égale à π s'écrit dans le cas de la figure ci-contre :

$|\alpha| + |\beta| + |\gamma| = \pi$ soit $\alpha - \beta + \gamma = \pi$,
puisque $\alpha > 0$, $\beta < 0$ et $\gamma > 0$.



5.2 Fonctions trigonométriques

a) Définitions, cercle trigonométrique

Le cercle trigonométrique, cercle de rayon 1 centré à l'origine d'un repère (Oxy) permet de visualiser les fonctions trigonométriques sinus et cosinus d'un angle θ .

M étant le point du cercle tel que l'angle entre $\vec{u}_x$ et $\vec{OM}$ dans cet ordre est $\widehat{(\vec{u}_x, \vec{OM})} = \theta$, on pose par définition (voir figure B.23) :

$$x_M = \cos \theta \text{ et } y_M = \sin \theta. \tag{B.35}$$

La fonction tangente se définit à partir des fonctions cosinus et sinus par :

$$\tan \theta = \frac{\sin \theta}{\cos \theta}. \tag{B.36}$$

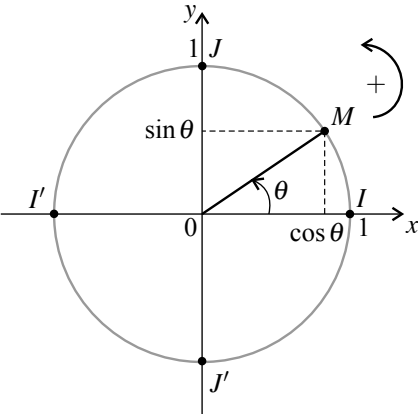


Figure B.23 – Cercle trigonométrique, définition des fonctions sinus et cosinus.

La représentation du cercle trigonométrique permet de retrouver très facilement les valeurs remarquables suivantes :

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

$$\begin{aligned} \text{point } I : \quad & \cos 0 = 1 \quad \sin 0 = 0 \\ \text{point } I' : \quad & \cos \pi = -1 \quad \sin \pi = 0 \\ \text{point } J : \quad & \cos \frac{\pi}{2} = 0 \quad \sin \frac{\pi}{2} = 1 \\ \text{point } I'' : \quad & \cos \frac{3\pi}{2} = 0 \quad \sin \frac{3\pi}{2} = -1 \end{aligned}$$

Il faut aussi connaître les valeurs des lignes trigonométriques des angles usuels suivants :

$$\cos \frac{\pi}{4} = \sin \frac{\pi}{4} = \frac{\sqrt{2}}{2} ; \cos \frac{\pi}{6} = \frac{\sqrt{3}}{2} \text{ et } \sin \frac{\pi}{6} = \frac{1}{2} ; \cos \frac{\pi}{3} = \frac{1}{2} \text{ et } \sin \frac{\pi}{3} = \frac{\sqrt{3}}{2}.$$

b) Relations entre fonctions trigonométriques

L’observation du cercle trigonométrique (voir figure B.24) permet de retrouver facilement les formules suivantes qu’il faut savoir appliquer :

$$\begin{aligned} \cos(-\theta) &= \cos \theta & \sin(-\theta) &= -\sin \theta \\ \cos(\theta \pm \pi) &= -\cos \theta & \sin(\theta \pm \pi) &= -\sin \theta \\ \cos(-\theta \pm \pi) &= -\cos \theta & \sin(-\theta \pm \pi) &= \sin \theta \\ \cos\left(\theta + \frac{\pi}{2}\right) &= -\sin \theta & \sin\left(\theta + \frac{\pi}{2}\right) &= \cos \theta \\ \cos\left(\theta - \frac{\pi}{2}\right) &= \sin \theta & \sin\left(\theta - \frac{\pi}{2}\right) &= -\cos \theta \end{aligned} \tag{B.37}$$

Il faut aussi connaître par cœur les formules d’addition des sinus et cosinus :

$$\begin{aligned} \cos(\theta + \varphi) &= \cos \theta \cos \varphi - \sin \theta \sin \varphi \\ \sin(\theta + \varphi) &= \cos \theta \sin \varphi + \sin \theta \cos \varphi. \end{aligned}$$

(B.38)

De ces formules on déduit facilement les formules donnant les lignes trigonométriques de l’angle double :

$$\begin{aligned} \cos(2\theta) &= \cos^2 \theta - \sin^2 \theta \\ \sin(2\theta) &= 2 \cos \theta \sin \theta \end{aligned} , \tag{B.39}$$

et les formules de soustraction des sinus et cosinus :

$$\begin{aligned} \cos(\theta - \varphi) &= \cos \theta \cos \varphi + \sin \theta \sin \varphi \\ \sin(\theta - \varphi) &= -\cos \theta \sin \varphi + \sin \theta \cos \varphi . \end{aligned} \tag{B.40}$$

c) Formules de transformation de produit en somme

Les formules de ce paragraphe ne sont pas à apprendre par cœur. Elles seront fournies au candidat si elles sont nécessaires.

En utilisant les formules (B.38) et (B.40), on établit les formules suivantes qui transforment une somme de deux cosinus ou sinus en produit de deux cosinus ou sinus :

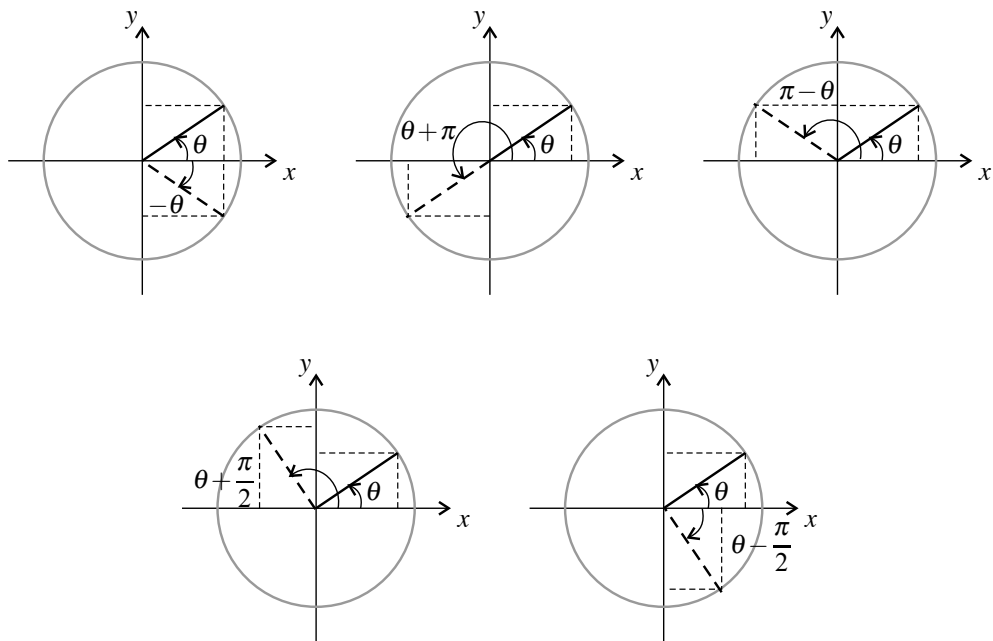


Figure B.24 – Schémas pour retrouver les relations entre les lignes trigonométriques de θ et les lignes trigonométriques de $-\theta$, $\theta + \pi$, $\pi - \theta$, $\theta + \frac{\pi}{2}$ ou $\theta - \frac{\pi}{2}$.

$$\begin{aligned} \cos p + \cos q &= 2 \cos \frac{p+q}{2} \cos \frac{p-q}{2} \\ \cos p - \cos q &= -2 \sin \frac{p+q}{2} \sin \frac{p-q}{2} \\ \sin p + \sin q &= 2 \sin \frac{p+q}{2} \cos \frac{p-q}{2} \\ \sin p - \sin q &= 2 \cos \frac{p+q}{2} \sin \frac{p-q}{2} \end{aligned} \quad , \quad (B.41)$$

ainsi que les les formules suivantes qui transforment un produit de deux cosinus ou sinus en une somme de deux cosinus ou sinus :

$$\begin{aligned} \cos a \cos b &= \frac{1}{2} (\cos(a+b) + \cos(a-b)) \\ \sin a \cos b &= \frac{1}{2} (\sin(a+b) + \sin(a-b)) \\ \sin a \sin b &= \frac{1}{2} (\cos(a+b) - \cos(a-b)) \end{aligned} \quad . \quad (B.42)$$

CHAPITRE B – OUTILS MATHÉMATIQUES

5.3 Nombres complexes

Les **nombres complexes** sont les nombres de la forme : $\underline{z} = x + iy$ où x et y sont réels et où i est une racine carré de -1 : $i^2 = -1$.

x est la **partie réelle** de $\underline{z}$ qui est notée $\text{Re}(\underline{z})$; y est la **partie imaginaire** de $\underline{z}$ qui est notée $\text{Im}(\underline{z})$.

Remarque

Il est de tradition en physique de noter les nombres complexes par des lettres soulignées, ce qui permet d'utiliser la même notation pour un réel s et un complexe $\underline{s}$ correspondant à la même grandeur physique.

Représentation des nombres complexes dans le plan Au nombre complexe $\underline{z} = x + iy$ on peut associer le point du plan (Oxy) de coordonnées cartésiennes (x, y) . x est l'abscisse de M et la partie réelle de $\underline{z}$; y est l'ordonnée de M et la partie imaginaire de $\underline{z}$ (voir figure B.25).

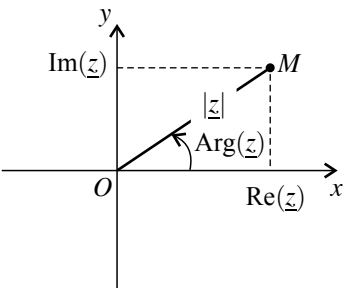


Figure B.25 – Interprétation géométrique de la partie réelle, de la partie imaginaire, du module et de l'argument d'un nombre complexe $\underline{z}$.

Module et argument On peut aussi repérer le point M par ses coordonnées polaires (r, θ) où $r = OM$ et $\theta = (\vec{u}_x, \vec{OM})$, angle orienté dans le sens trigonométrique).

Le **module** du nombre complexe $\underline{z}$, noté $|\underline{z}|$, est :

$$|\underline{z}| = r = \sqrt{x^2 + y^2}. \tag{B.43}$$

L'**argument** du nombre complexe $\underline{z}$, noté $\text{Arg}(\underline{z})$, est une détermination de l'angle entre $\vec{u}_x$ et $\vec{OM}$ soit :

$$\text{Arg}(\underline{z}) = \theta = \begin{cases} \arccos\left(\frac{\text{Re}(\underline{z})}{|\underline{z}|}\right) & \text{si } \text{Im}(\underline{z}) > 0 \\ -\arccos\left(\frac{\text{Re}(\underline{z})}{|\underline{z}|}\right) & \text{si } \text{Im}(\underline{z}) < 0 \end{cases} \tag{B.44}$$

où $\arccos(x)$ est la fonction réciproque de la fonction cosinus. Cette formule donne une valeur comprise entre $-\pi$ et π . L'argument est défini modulo 2π : toute valeur différant de celle-ci d'un multiple entier de 2π est une valeur possible pour l'argument de $\underline{z}$.

Addition de deux nombres complexes On additionne les nombres complexes en additionnant leurs parties réelles et leurs parties imaginaires : $(x + iy) + (x' + iy') = (x + x') + i(y + y')$, soit :

$$\begin{aligned}\operatorname{Re}(\underline{z} + \underline{z}') &= \operatorname{Re}(\underline{z}) + \operatorname{Re}(\underline{z}') \\ \operatorname{Im}(\underline{z} + \underline{z}') &= \operatorname{Im}(\underline{z}) + \operatorname{Im}(\underline{z}')\end{aligned}\tag{B.45}$$



Le module d'une somme n'est pas égale à la somme des modules : $|\underline{z} + \underline{z}'| \neq |\underline{z}| + |\underline{z}'|$!

Produit de deux nombres complexes La multiplication est une opération bilinéaire :

$$(x + iy)(x' + iy') = xx' + ixy' + iyx' + i^2yy' = (xx' - yy') + i(xy' + yx'),$$

soit :

$$\begin{aligned}\operatorname{Re}(\underline{z} \underline{z}') &= \operatorname{Re}(\underline{z}) \operatorname{Re}(\underline{z}') - \operatorname{Im}(\underline{z}) \operatorname{Im}(\underline{z}') \\ \operatorname{Im}(\underline{z} \underline{z}') &= \operatorname{Re}(\underline{z}) \operatorname{Im}(\underline{z}') + \operatorname{Im}(\underline{z}) \operatorname{Re}(\underline{z}')\end{aligned}\tag{B.46}$$

De plus :

$$|\underline{z} \underline{z}'| = |\underline{z}| |\underline{z}'| \tag{B.47}$$

et

$$\operatorname{Arg}(\underline{z} \underline{z}') = \operatorname{Arg}(\underline{z}) + \operatorname{Arg}(\underline{z}') \tag{B.48}$$

Index

A

accéléré, 473
accélération angulaire, 470
adiabatique, 804
agitation thermique, 756
alternateur, 994
ampèremètre, 242
amplitude, 30, 61
amplitude complexe, 340
amplitude crête à crête, 342
analyse spectrale, 49
angle de torsion, 729
angles orientés, 1082
apériodique, 315
aplanétisme, 154
argument, 1086
argument cosinus hyperbolique, 1059
argument sinus hyperbolique, 1059
ARQS, 242
aspect corpusculaire, 205
aspect ondulatoire, 205
association parallèle, 255
association série, 255
auto-inductance, 965
axe optique, 153

B

bande passante, 416, 425
base de projection fixe, 445
base de projection mobile, 447
base locale, 447
base mobile, 447
bobine, 926
bras de levier, 676

C

calorimètre, 830
capacité, 260
capacité thermique à pression constante, 822
capacité thermique à volume constant, 768
caractéristique du dipôle, 251
carte d'acquisition, 247
célérité, 57
célérité de la lumière, 118
centre optique, 157
champ magnétique, 922
changement d'état, 770
charge élémentaire, 237
charge électrique, 237
charge d'un condensateur, 261
climatiseur, 879
coefficient d'auto-induction, 965
coefficient de corrélation, 1036
coefficient de frottement fluide, 522
composante continue, 50, 412
composante orthoradiale, 448
composante radiale, 448
composante sinusoïdale, 49
composantes du vecteur, 1067
condition initiale, 288, 289
conditions aux limites, 92
conditions de Gauss, 154
conducteurs, 238
conjugués, 154
conservation de la charge électrique, 238
conservative, 567
constante de gravitation universelle, 515
constante de temps, 287
constante de torsion, 730

constante des gaz parfaits, 764
convention générateur, 250
convention récepteur, 250
coordonnées cartésiennes, 445
coordonnées polaires, 447
coordonnées sphériques, 451
cosinus, 1058
cosinus hyperbolique, 1059
couple de freinage, 731
couple de Laplace, 940
couple de torsion, 729
couple magnétique, 940
couple moteur, 731
courant électrique, 240
courant continu, 240
courants de Foucault, 993
courbe d'ébullition, 778
courbe de rosée, 778
courbe de saturation, 778
cycle de Carnot, 883
cycle moteur, 802
cycle récepteur, 802

D

décibel, 379
décrément logarithmique, 610
demi-grand axe, 1075
demi-petit axe, 1075
déphasage, 34, 341
dérivateur, 385
deuxième loi de Joule, 824
deuxième principe, 848
deuxième vitesse cosmique, 708
développement limité, 1062
diagramme d'Amagat, 765
diagramme de Bode, 378, 380
diagramme de Clapeyron, 766
diagramme des frigoristes, 892
diagrammes de phases, 771
diaphragme, 175
diffusion Compton, 207
dioptre, 149
dioptrie, 159
dipôle électrocinétique, 245
dipôle actif, 251

dipôle passif, 251
directe, 1069
dispersion, 118
distance focale image, 158
distance focale objet, 158
diviseur de courant, 257
diviseur de tension, 257
domaine audible, 54
domaine visible, 119
double périodicité spatio-temporelle, 61
droite d'action d'une force, 676
dualité onde-particule, 205
durée d'exposition, 175

E

échelle macroscopique, 757
échelle mésoscopique, 757
échelle microscopique, 757
échelon de tension, 259, 286
éclairage, 122
éclairage spectral, 122
effet Joule, 262
effet photoélectrique, 206
efficacité, 881, 882
électron-volt, 643
électrons de conduction, 239
ellipse, 1075
énergie cinétique, 563
énergie d'un système, 815
énergie électrique, 263
énergie interne, 767
énergie magnétique, 263, 970
énergie mécanique, 571
énergie potentielle, 567
énergie potentielle effective, 699
enthalpie, 822
enthalpie massique de changement d'état, 827
enthalpie molaire de changement d'état, 827
entropie, 848
entropie massique de changement d'état, 854
entropie molaire de changement d'état, 854
équation d'état, 764
équation d'état du gaz parfait, 764
équations horaires, 454
équilibre thermodynamique local, 762

INDEX

erreur de mesure, 1026
erreurs aléatoires, 1027
erreurs systématiques, 1027
état de diffusion, 575, 701
état libre, 575
état lié, 575, 701
évaluation de type A, 1031
évaluation de type B, 1031
exponentielle, 1057
extérieur, 758

F

facteur d'amortissement, 318, 388, 391
facteur de qualité, 317, 352, 388, 391, 392
faisceau laser, 124
farad, 260
filtre, 376
filtre passe-bande, 393
filtre passe-bande du deuxième ordre, 392
filtre passe-bas, 387
filtre passe-bas du deuxième ordre, 388
filtre passe-bas du premier ordre, 386
filtre passe-haut, 390
filtre passe-haut du deuxième ordre, 391
filtre passe-haut du premier ordre, 389
fluide supercritique, 773
flux magnétique, 956
flux propre, 965
focale, 175
fonction d'état, 767
fonction d'onde, 221
fonction de transfert, 376
fondamental, 50
force, 508
force électromotrice, 252
force électromotrice induite, 957
force centrale, 678
force centrale conservative, 691
force de freinage, 993
force de frottement fluide, 990
force de Laplace, 939
force de Lorentz, 635
force de portance, 520
force de traînée, 520
forces à distance, 513

forces de contact, 513
forces dissipatives, 570
forces newtoniennes, 693
forme d'onde, 37
formule de Taylor, 1061
formule des interférences, 79
formules de conjugaison, 165
formules de Descartes, 165
foyer image principal, 156
foyer objet principal, 156
foyers image secondaires, 156
foyers objet secondaires, 156
fréquence, 31
fréquence de résonance, 347
fréquences propres, 93
franges rectilignes, 212

G

gain, 376
gain en décibel, 379
gaz parfait, 764
gaz parfait monoatomique, 768
gaz réels, 766
générateur de tension idéal, 252
générateur de Thévenin, 253
grandeur d'influence, 1028
grandeur massique, 761
grandeur molaire, 761
grandissement, 153
grandissement linéaire, 155

H

harmonique de rang n , 50
haut-parleur, 1001
henry, 966
hyperbole, 1075
hypermétrope, 175

I

impédance cinétique, 1003
impédance complexe, 344
inégalité de Clausius, 879
incertitude élargie, 1030
incertitude élargie relative, 1034
incertitude de mesure, 1029

incertitude-type, 1031
incertitude-type de mesure., 1029
incertitude-type relative, 1029
indice optique, 118
indirecte, 1069
inductance, 261
inductance mutuelle, 971
induction électromagnétique, 955
inertie, 505
instable, 575
intégrale première, 1055
intégrale première du mouvement, 538, 572
intégrateur, 386
interaction coulombienne, 517
interactions fondamentales, 513
interférence constructrice, 82
interférence destructrice, 83
intervalle de confiance, 1029
isentropique, 849
isobare, 792
isochore, 792
isochronisme, 29, 602
isochronisme des petites oscillations, 536
isolé, 507
isotherme, 794

L

lampe semi-réfléchissante, 210
lampe spectrale, 123
largeur de la courbe de résonance, 353
lentille, 157
lentille mince, 157
lentilles convergentes, 157
lentilles divergentes, 157
liaison pivot, 731
ligne de champ, 922
linéaire, 376
liquide saturant seul, 779
logarithme décimal, 1057
logarithme népérien, 1057
loi d'additivité des tensions, 247
loi d'Ohm, 252
loi de Faraday, 957
loi de la propagation rectiligne de la lumière, 125

loi de Laplace, 851
loi de Lenz, 960, 990
loi des aires, 694
loi des mailles, 248
loi des nœuds, 244
loi des orbites, 694
loi des périodes, 694
lois de Descartes, 148
lois de Descartes pour la réflexion, 148
lois de Descartes pour la réfraction, 149
longitudinale, 47
longueur d'onde, 61, 62
longueur d'onde de de Broglie, 213
lumière blanche, 123
lunette astronomique, 172
lunette de Galilée, 171

M

machine frigorifique, 879
maille, 245
masse, 249
masse inerte, 505
masse inertielle, 505
masse pesante, 505
mécaniquement réversible, 800
mesurage, 1026
mesurande, 1026
méthode des moindres carrés, 1036
métrologie, 1025
modes propres, 92, 93
module, 1086
moment cinétique par rapport à un axe, 673
moment cinétique par rapport à un point, 672
moment d'inertie, 723, 725
moteur thermique, 879
mouvement circulaire et uniforme, 645
mouvement décéléré, 473
mouvement rectiligne et uniformément accéléré, 466
moyenueur, 418

N

nœud électrique, 245
nœuds de vibration, 87, 88
niveaux d'énergie, 223

INDEX

nombre d'onde, 61
nombres complexes, 1086

O

œil, 173
onde, 47
onde électromagnétique, 117
onde de matière, 213
onde harmonique, 61
onde progressive, 59, 60
onde progressive à une dimension, 57
onde progressive sinusoïdale, 61
onde sinusoïdale, 61
onde stationnaire, 86
ondes, 47
ondes élastiques, 47
ondes électromagnétiques, 48
ondes acoustiques, 48
ondes gravitationnelles, 48
ondes monochromatiques, 118
ondes sinusoïdales, 47
opalescence critique, 781
opposition de phase, 35
oscillateur harmonique, 23, 25
oscilloscope, 247

P

parabole, 1075
parabole de sûreté, 532
parallèle, 255
paraxial, 154
paroi diathermane, 806
partie imaginaire, 1086
partie réelle, 1086
pendule pesant, 733
période, 31
périodique, 31
perméabilité du vide, 928
permittivité du vide, 517
phénomène d'interférences, 81
phase, 376
phase condensée indilatable et incompressible, 766
phase initiale, 30
phase initiale à l'origine, 61

phase instantanée, 30
phases, 755
phases condensées, 755
photon, 208
photons, 205
plan d'incidence, 148
plan de phase, 578
plan focal image, 156
plan focal objet, 156
poids, 515
point critique, 773, 780
point de fonctionnement, 254
point image réel, 153
point image virtuel, 152
point objet réel, 151
point objet virtuel, 152
point triple, 773
pôle nord, 929
pôle sud, 929
pompe à chaleur, 879
portrait de phase, 291, 578
potentiel électrique, 248, 640
poussée d'Archimède, 520
pouvoir séparateur, 174
première loi de Joule, 769
première vitesse cosmique, 707
premier principe de la thermodynamique, 816
pression, 759
pression de vapeur saturante, 775
primitive, 1062
principe de complémentarité, 221
produit scalaire, 1067
produit vectoriel, 1070
propagation, 47, 57
propriété caractéristique, 88
pseudo-isolés, 509
pseudo-période, 326, 610
pseudopériodique, 315
puissance, 262, 560
puits de potentiel, 579, 599
puits infini à 1 dimension, 222
pulsation, 30
pulsation caractéristique, 317
pulsation cyclotron, 645
pulsation de coupure, 416

pulsation propre, 25, 317
Punctum Proximum, 174
Punctum Remotum, 174

Q

quadrature de phase, 35
quantifiée, 222, 237
quantification, 222
quantité de matière, 760
quantité de mouvement, 506
quantum d'énergie, 206
quasistatique, 847

R

raideur du ressort, 519
raies spectrales, 124
rails de Laplace, 987
rapport des capacités thermiques, 825
rayons lumineux, 125
référentiel, 452
référentiel du laboratoire, 508
référentiel galiléen, 507, 508
référentiel géocentrique, 508
référentiel héliocentrique, 508
référentiel terrestre, 508
réflexion, 148
réflexion totale, 150
réfraction, 149
régime aperiodique, 320, 608, 611
régime critique, 320, 608
régime établi, 286, 297, 314
régime libre, 294, 608
régime permanent, 286, 314
régime pseudo-périodique, 320, 608, 610
régime sinusoïdal, 339
régime sinusoïdal forcé, 337, 339
régime sinusoïdal permanent, 339
régime transitoire, 286, 297, 314, 337, 339
règle de la main droite, 924, 925, 1069
régression linéaire, 1036
relation de de Broglie, 213
relation de Mayer, 825
rendement, 879
rendement de Carnot, 880
réponse indicielle, 286

réponse sinusoïdale, 339
résistance, 252
résistance d'entrée, 258
résistance de sortie, 259
résistance interne, 254
résistor, 252
résonance, 89, 347
résonance de charge, 354
résonance de position, 359
résonance de vitesse, 359
réversible, 847
RMS, 414
rotation, 1071
rotor, 731
rupture de contact, 520

S

série, 255
série de Fourier, 50
signal complexe, 340
signal physique, 23, 47
signal sinusoïdal, 23, 30
signaux périodiques, 23
sinus, 1058
sinus hyperbolique, 1059
solénoïde, 928
solide, 493
source ponctuelle, 126
source ponctuelle et monochromatique, 126
sources de photons uniques, 209
spectre, 47
spectre continu, 53
spectre d'énergie, 49
spectre d'amplitude, 49
spectre de phase, 49
spectre du signal, 49
spire circulaire, 925
stable, 575
stationnaire, 240
stator, 731
stigmatisme, 154
stroboscope, 90
superposition linéaire, 94
surface de contrôle, 758
symétrie, 1073

INDEX

synthèse de Fourier, 50
système à un degré de liberté, 578
système afocal, 157
système de coordonnées cylindriques, 449
système diphasé, 770
système fermé, 758
système international d'unités, 1026
système isolé, 759, 816
système optique centré, 153
système ouvert, 758
système thermodynamique, 758
système thermodynamique à l'équilibre, 762

T

tangente, 1058
température, 760
température d'ébullition, 777
temps caractéristique, 290
temps de réponse, 290, 296
temps de réponse à 5%, 322
tension, 245, 518
tesla, 923
théorème de Carnot, 880–882
thermostat, 805
titres massiques, 774
titres molaires, 774
trajectoire, 454
trajectoire de phase, 578
transfert thermique, 803
transformation irréversible, 845
transformation thermodynamique, 791
translation, 494, 1071
translation circulaire, 496
translation rectiligne, 495
transversale, 47
travail, 795
travail élémentaire, 561

U

uniformément accéléré, 473
uniformément décéléré, 473
uniforme, 473

V

valeur efficace, 413

valeur en eau du calorimètre, 831
valeur mesurée, 1026
valeur moyenne, 412
valeur vraie, 1026
vapeur saturante seule, 779
variable
 d'état, 759
variable extensive, 760
variable intensive, 761
variables d'état, 759
vecteur d'onde, 61
vecteur déplacement, 454
vecteur de Fresnel, 33
vecteur surface, 929
vecteurs de Fresnel, 343, 350
ventres de vibration, 87, 88
vergence, 159
vitesse angulaire, 470
vitesse aréolaire, 697
vitesse de libération, 708
vitesse de propagation, 57
vitesse instantanée, 455
vitesse moyenne, 455
voltmètre, 246

W

weber, 957