



Cours

Optique et Photonique

COM 101

1^{ère} année

Renaud GABET

Bureau 3D41

gabet@telecom-paristech.fr

Équipe pédagogique 2023-2024

- Frédéric Grillot
- Yves Jaouën
- Cédric Ware
- Elie Awwad
- Louis Tomczyk

Département Communications et Électronique
Télécom Paris

Sommaires

1. PREREQUIS D'OPTIQUE GEOMETRIQUE	11
1.1. Principes fondamentaux.....	13
1.1.1. Principe de propagation rectiligne et notion de chemin optique	13
1.1.1.1. Indice de réfraction (indice d'un milieu)	13
1.1.1.2. Chemin optique d'un rayon lumineux le long d'une courbe quelconque et temps de parcours.....	13
1.1.1.3. Propagation rectiligne dans un milieu homogène, infini, permanent et isotrope	14
<i>Travail personnel</i>	14
1.1.1.4. Principe d'indépendance des faisceaux lumineux	15
1.1.1.5. Principe du retour inverse	15
1.1.2. Réflexion et réfraction, Loi de Snell-Descartes	16
1.1.2.1. Lois de Descartes-Snell	16
1.1.2.2. Dispersion	17
1.1.2.3. Angle limite (ou angle critique) et réflexion totale	17
<i>Travail personnel</i>	18
2. ONDES ELECTRO-MAGNETIQUES ET ANALYSE SPECTRALE	19
2.1. Expression d'une vibration lumineuse monochromatique	21
2.1.1. Généralités sur les équations de Maxwell.....	21
2.1.2. Propagation d'une onde plane monochromatique dans un milieu diélectrique isotrope	22
2.1.2.1. Intuitivement	22
2.1.2.2. Définition : pulsation, fréquence, longueur d'onde	24
2.1.2.3. Notion de polarisation de la lumière et simplification	24
2.1.2.4. Représentation d'une onde plane	26
2.1.2.5. Notation complexe d'une onde plane	27
<i>Travail personnel</i>	28
2.1.2.6. Énergie d'une onde lumineuse	28
2.1.2.7. Remarque sur les variables t et z et la constante ϕ	29
2.1.2.8. Vitesse de phase	29
2.1.2.9. Lien entre onde plane et optique géométrique	30
2.1.3. Ondes sphériques	32
2.1.3.1. Expression mathématique	32
2.1.3.2. Lien entre onde sphérique et optique géométrique	33
2.1.4. La lentille vue en optique géométrique et en optique ondulatoire	34
2.2. Expression d'une vibration lumineuse quasi-monochromatique	35
2.2.1. [Rappel] Notion de Série de Fourier d'un signal périodique	35
2.2.1.1. Expression mathématique	35
2.2.1.2. Illustration sur un signal périodique de forme carrée	36
2.2.1.3. Ce qu'il faut retenir de la série de Fourier	38
2.2.2. De la Série de Fourier à la Transformée de Fourier	39
2.2.2.1. Illustration pratique	39
2.2.2.2. Mathématiquement	40
2.2.2.3. Notion d'espaces duals	42
2.2.3. Quelques propriétés élémentaires de la TF	42
2.2.3.1. Linéarité	42
2.2.3.2. Changement d'échelle	43
2.2.3.3. Translation ou déphasage	43
2.2.3.4. Théorème de Parseval-Plancherel	43
2.2.4. Quelques TF de distributions usuelles	44
2.2.4.1. Transformée de Fourier d'un signal rectangulaire : Distribution « porte »	44
2.2.4.2. Exemple intuitif : TF d'une fonction sinusoïdale infinie (onde monochromatique)	45
2.2.4.3. Distribution de Dirac	46
2.2.4.4. Distribution peigne de Dirac	47
2.2.4.5. Conséquence d'une troncature temporelle d'une onde monochromatique sur son spectre.....	48

3. DIFFRACTION 49

3.1. Principe de Huygens Fresnel	52
3.1.1. Résolution par les équations de Maxwell	52
3.1.2. Énoncé simplifié du principe.....	52
3.1.3. Hypothèses de départ	53
3.1.4. Etude intuitive de la diffraction	53
3.1.5. Etude formelle : Amplitude complexe en un point de l'espace.....	54
3.2. Cas particulier : Diffraction par des diaphragmes plans.....	55
3.2.1. Approximation de Fresnel : diffraction à distance finie	56
3.2.2. Approximation de Fraunhofer : diffraction à l'infini	57
3.2.3. Relation entre fréquences spatiales (u,v) et angles d'inclinaison ($\theta X, \theta Y$)	58
3.2.4. Expression de la transmittance $t(x,y)$	60
3.2.5. Expression du champ en sortie de l'écran diffractant.....	60
3.2.5.1. Cas d'un champ quelconque éclairant l'écran diffractant	60
3.2.5.2. Cas d'une onde plane se propageant parallèlement à l'axe Oz éclairant l'écran diffractant	60
3.2.6. Où se trouve l'infini ?	61
3.3. Diffraction par une lentille	61
3.3.1. Etude intuitive 1 : La lentille, une Transformée de Fourier.....	61
3.3.2. Etude intuitive 2 : La lentille, une Transformée de Fourier.....	62
3.3.3. La Transformée de Fourier par une lentille : Calcul explicite	64
3.3.4. Méthode de travail : diffraction par une lentille convergente	64
3.4. Propriétés générales reliant l'écran diffractant et la figure de diffraction	64
3.4.1. TF d'une ouverture carrée.....	64
3.4.2. TF d'une fente infiniment fine	65
3.4.3. Dilatation et contraction de l'ouverture du diaphragme	66
3.4.4. Translation dans son plan du diaphragme D limitant la surface d'onde.....	66
3.4.5. Succession de Transformées de Fourier	67
3.5. Convolution et multiplication	68
3.5.1. TF d'un produit ou d'un produit de convolution	68
3.5.2. Quelques propriétés du produit de convolution.....	68
3.5.3. Convolution d'une fonction avec un Dirac ou un peigne de Dirac.....	68
3.5.4. Multiplication d'une fonction avec un Dirac	69
3.5.5. Convolution ou multiplication ?	70
3.6. Lien entre variations d'intensité dans une image et fréquences spatiales	70
3.6.1. Signification de $T(0,0)$	70
3.6.2. Signification de $T(u,v)$ pour u,v différents de 0	70
3.7. Traitement des images.....	73

4. LA FIBRE OPTIQUE..... 75

4.1. Notion de guide d'onde.....	78
4.2. Approche géométrique du guidage	80
4.2.1. Rappel de la notion de réflexion totale	80
4.2.2. Guidage de la lumière par réflexion totale interne (RTI)	81
4.2.3. Profil d'indice	82
4.2.3.1. Influence de la dispersion intermodale sur une communication optique	83
4.2.3.2. Solutions pour s'affranchir de la dispersion intermodale.	84
4.3. Notion de mode transverse par approche interférentielle.....	85
4.3.1. Guide plan idéal : guide composé de deux miroirs plans sans pertes	85
4.3.1.1. Interférences dans le guide : Condition de guidage idéale dans un guide plan à miroir parfait	86

4.3.1.1.	Nombres de modes guidés.....	89
Pour aller plus loin.....		91
4.3.1.2.	Constante de propagation	91
4.3.1.3.	Équation de dispersion	91
4.3.2.	Guide plan diélectrique.....	92
4.3.2.1.	Nombre de modes guidés.....	92
4.3.2.2.	Longueur d'onde de coupure.....	93
4.3.3.	Correction du modèle utilisé.....	93
4.4.	Résolution formelle à partir des équations de Maxwell.....	94
4.4.1.	Cas général	94
4.4.2.	Résolution dans le cas du guide planaire à saut d'indice.....	96
4.4.3.	Résolution dans le cas de la fibre	97
5.	LE LASER.....	99
5.1.	Principe de l'émission de lumière.....	102
5.2.	le rayonnement thermique.....	103
5.3.	Les transitions radiatives : la luminescence	105
5.3.1.	Transitions spontanées	105
5.3.1.1.	Définitions	105
5.3.1.2.	Durée de vie d'un état excité	106
5.3.1.3.	Propriété spectrale d'une émission spontanée	107
5.3.1.4.	Les sources superluminescentes : la LED et la source « blanche » à fibre dopée à l'Erbiu.....	107
5.3.2.	Transitions induites : absorption et émission	109
5.3.2.1.	Absorption.....	109
5.3.2.2.	Émission induite.....	109
5.3.2.3.	Les équations d'Einstein.....	110
5.3.2.4.	L'amplification optique : nécessité d'un pompage	111
5.3.2.5.	Inversion de population par pompage	112
5.3.2.6.	L'amplificateur optique	112
5.4.	Le laser : le milieu amplificateur plongé dans une cavité résonante	115
5.4.1.	La cavité résonante	115
5.4.2.	Le laser.....	118
5.4.3.	Caractéristiques principales d'un faisceau laser	120
6.	HOLOGRAPHIE.....	123
6.1.	Importance de la phase et de deux yeux pour la vision en 3D	125
6.2.	Idée de base de l'Holographie.....	125
6.3.	Éléments de théorie	126
6.3.1.	Enregistrement d'un hologramme	126
6.3.2.	Relecture d'un hologramme	128
6.3.2.1.	Partie proportionnelle à l'onde de référence (ordre 0).....	128
6.3.2.2.	Partie proportionnelle à l'onde objet (ordre -1)	129
6.3.2.3.	Partie proportionnelle à l'onde objet conjuguée (ordre +1).....	129
6.3.3.	Quelques exemples.....	130
6.3.3.1.	Hologramme d'une onde plane oblique ≈ point source à l'infini	130
6.3.3.2.	Hologramme d'un point source à distance finie	131
6.3.3.3.	Holographie hors-axe d'un objet quelconque	132
6.3.4.	Deux familles d'hologrammes : en transmission ou en réflexion	133
6.3.4.1.	Hologramme en transmission	134
6.3.4.2.	Hologramme en réflexion.....	136

6.4. Contraintes expérimentales	139
6.4.1. Un laser	139
6.4.2. Les plaques holographiques	139
6.4.2.1. Taille des grains	140
6.4.2.2. La linéarité de la réponse de la plaque	140
6.4.2.3. Épaisseur des plaques	140
6.4.3. La stabilité du montage pendant l'inscription	141
6.4.4. Montage expérimental typique en transmission	141
6.4.5. Montage expérimental typique en réflexion : Hologramme de Denisyuk	142
6.5. Applications de l'holographie	142
6.5.1. Hologrammes couleurs pour la sauvegarde d'œuvres d'art	142
6.5.2. Photo-inscription et composants optiques	143
6.5.2.1. Optique fibrée dans les télécommunications	143
6.5.2.2. Optique en espace libre	143
6.5.3. Sécurité et packaging	144
6.5.4. Etudes de contraintes, détection de défauts	144
6.5.5. Mémoire holographique	145
6.5.6. Holographie numérique	146
6.5.7. Télévision 3D du futur	148
ANNEXE 1 : TABLEAU DE TRANSFORMEES DE FOURIER	151
ANNEXE 2 : BIBLIOGRAPHIE	155

Avant-Propos

L'optique, d'une manière générale, a pour objet l'étude des phénomènes lumineux, c'est-à-dire l'étude de l'émission et de la propagation de la lumière, de son interaction avec les milieux matériels, de sa superposition avec d'autres lumières et enfin de sa détection.

Contexte de ce cours

Avec les progrès dans l'instrumentation permettant des observations toujours plus précises et le développement des connaissances scientifiques, les modèles rendant compte de ces phénomènes se sont complexifiés. D'autres disciplines comme par exemple l'électromagnétisme et la physique atomique ont permis de mieux préciser leur nature. On est ainsi passé de l'ancienne science de la vision à un mode de représentation géométrique puis à une théorie ondulatoire englobant bientôt la totalité des rayonnements électromagnétiques, enfin au modèle quantique des photons, ultimes grains de lumière (Figure 1).

- Historiquement jusqu'autour de début du 17^{ème} siècle, la lumière est vue comme un **rayon optique**. C'est l'ère de l'**optique géométrique** (Figure 1). Dès Aristote, elle a permis le développement des instruments de vision, de systèmes d'imagerie (lunettes, télescopes, etc...). Elle est encore utilisée aujourd'hui dans tous ces domaines. Par contre, cette théorie n'explique pas l'effet photo-électrique (effet quantique de seuil dans les transitions atomiques), les interférences et la diffraction, pourquoi la lumière transporte de l'énergie, etc...

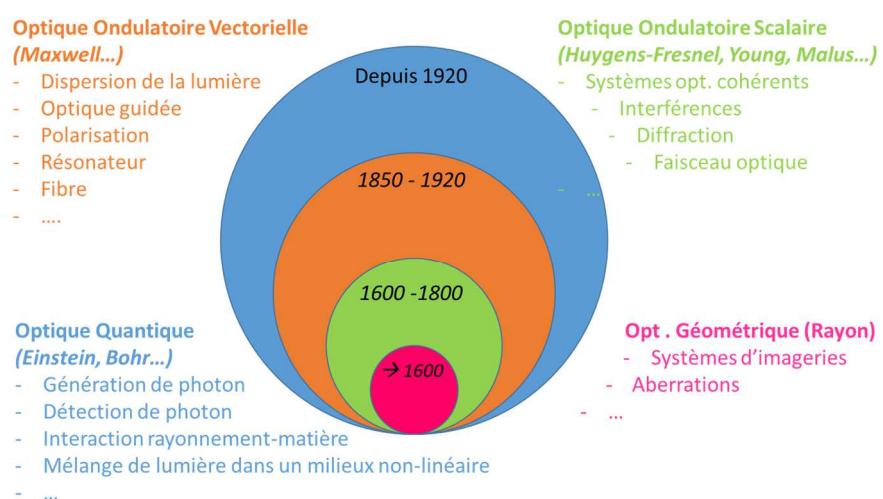


Figure 1. Historique des différentes théories optiques. La cadre de ce cours se situe en **optique ondulatoire scalaire**.

- Les 17^{ème} et 18^{ème} siècles voient se développer la **théorie ondulatoire scalaire des ondes optiques** à partir d'observations de phénomènes purement ondulatoires comme les interférences ou la diffraction (Huygens, Young, Malus...). Bien que cette théorie n'explique toujours pas ce qu'est la lumière, cette description permet de décrire ou prédire beaucoup de phénomènes intéressants à partir de descriptions simples : description d'un faisceau optique, interférences, diffraction, systèmes optiques cohérents... **C'est dans ce cadre que ce situe la plupart de ce cours, y compris pour décrire l'effet d'une lentille (optique de Fourier).**

- De ~1850 à 1920, c'est **Maxwell** qui développe un peu plus la théorie ondulatoire de la lumière en montrant que la lumière peut être décrite comme composée d'un **vecteur champ électrique couplé**

en quadrature avec un vecteur champ magnétique, qui oscillent temporellement en se propageant spatialement (Equation de Helmotz). Il y a donc un couplage entre espace et temps. Cette théorie explique pourquoi la lumière chauffe, la notion de polarisation, la dispersion de la lumière (vitesse de propagation dépendant de la fréquence d'oscillation). Elle permet de décrire précisément la propagation dans une fibre (optique guidée), la sélectivité spectrale d'une cavité résonante, etc., mais toujours pas l'effet photo-électrique. Nous n'utiliserons pas cette théorie que nous laisserons au module COM103. Nous nous contenterons d'en utiliser quelques résultats (Intensité, polarisation...) sans les démontrer.

- Enfin, le début du 20^{ème} siècle voit se développer la **mécanique quantique et l'optique quantique**. La lumière est cette fois composée de grain de lumière (photon) dont la probabilité de présence prend la forme d'une onde. Cette théorie est à la base de la notion de bande d'énergie et explique enfin l'effet photo-électrique. Elle permet également de décrire les interactions rayonnement-matière, la génération ainsi que la détection de photons, le mélange de la lumière dans un milieu non-linéaire, l'intrication quantique... Nous utiliserons quelques résultats dans le chapitre « Le laser » sans rentrer dans les détails ni les calculs complexes. Le module PHY101 se chargera de vous initier au domaine dans le cadre des particules massiques. Concernant le photon, sans masse, sa description à travers l'électrodynamique quantique est très ardue et hors de l'apprentissage à l'école.

Il va sans dire que pour la plupart d'entre vous, vous savez qu'une nouvelle théorie doit décrire de nouveaux phénomènes tout en réexpliquant les anciens déjà décrits par les théories précédentes (même si c'est au prix d'une complexité plus grande).

Par contre, je tiens à vous faire remarquer que, peut-être sans vous en apercevoir, chaque théorie nouvelle décrit la lumière de manière fondamentalement différente :

- Optique géométrique : la lumière est un rayon.
- Optique ondulatoire scalaire : la lumière devient une succession d'ondes spatio-temporelle.
- Optique ondulatoire vectorielle : la lumière est composée d'ondes électrique et magnétique.
- Optique quantique : la lumière est composée de photon (grain de lumière) présent partout à la fois et dont la probabilité de présence prend la forme d'une onde...

Alors finalement, quelle est la réalité de la lumière ?

En réalité, Maxwell décrit la lumière comme un champ électrique et un champ magnétique. Mais de quoi est réellement fait un champ électrique ou un champ magnétique ? Personne ne le sait ! L'optique quantique décrit le photon dans un état superposé de position (partout à la fois !) : Comment est-ce possible ? Pourquoi ne le mesure-t-on qu'à un seul endroit ? Personne ne le sait !

La vérité, c'est que la science est l'art de décrire et prédire des phénomènes à partir de nos observations avec nos moyens de mesures à disposition. Elle décrit NOTRE réalité, celle que nous observons ou que nous sommes capables d'observer. Si, par contre, cette théorie est mise en défaut une seule fois, c'est qu'elle n'est pas complète et donc qu'elle ne décrit pas LA réalité... Il faut donc en trouver une autre plus générale. La théorie quantique n'explique pas tout, c'est donc sans aucun doute qu'elle n'est pas complète non plus....

Toutes ces théories sont-elles donc fausses ? La réponse est non bien-sûr ! La science sert à décrire, prédire... Ces théories remplissent leur rôle dans leur domaine de validité qu'il ne faut bien sur jamais oublier et le scientifique doit rester ouvert à un changement de paradigme plus général que le précédent...

Je vous laisse méditer là-dessus et sur la notion de consensus scientifique...

Objectifs de ce cours :

L'optique est importante dans le bagage de connaissance d'un ingénieur de Télécom Paris. En effet, celle-ci a permis une augmentation sans précédent des débits sur les réseaux de transport d'information, notamment par l'intermédiaire d'Internet avec l'utilisation du **laser** et de la **fibre optique** permettant des débits toujours plus impressionnantes jusqu'à actuellement quelques Péta-bits/sec (99% des données de télécommunication transitent par une fibre optique.. L'ingénieur en télécommunication pourra donc être amené dans son métier, quelle que soit sa spécialité, à travailler sur des thématiques nécessitant d'avoir un minimum de connaissances en optique. Ce spectre large de connaissances lui permettra également de côtoyer d'autres personnes travaillant sur ces thématiques et donc d'avoir une certaine hauteur de vue et ainsi appréhender des problèmes, à travers des projets, dans leur ensemble.

La compréhension de **l'émission laser** et du **guidage de la lumière dans une fibre optique** fait appel à de nombreux phénomènes et notamment la compréhension de la nature ondulatoire de la lumière et de ses conséquences qui sont **les interférences** et **la diffraction**. La philosophie de ce manuscrit est d'essayer, à travers des exemples concrets de phénomènes d'optique observés dans la vie de tous les jours, de comprendre les phénomènes plus ou moins complexes d'optique mis en jeu dans le laser, la fibre optique et la propagation de la lumière.

Pédagogie du document :

L'angle d'approche sera avant tout pragmatique, étayé par des exemples concrets, le formalisme mathématique venant confirmer ces observations. L'optique a ceci de pédagogique qu'il existe bon nombre d'exemples visuels permettant d'observer des phénomènes complexes de manière assez simple et ludique. Compte tenu du temps imparti, tout ne sera pas démontré et certains principes seront considérés comme acquis.

Chaque notion sera suivie ou précédée d'exercices d'applications, de présentation de petites expériences concrètes et enfin de travaux pratiques.

Une partie de ce cours est à savoir pour l'examen. Le reste relève de votre culture personnelle ou illustre ou explique ce qui est à savoir. Assister au cours en amphi et aux TDs vous permettra de faire le tri sans stresser. Il convient également de lire ce document au fur et à mesure du déroulement des séances, pour ne pas paniquer la veille de l'examen.

Plan :

Une première partie, non présentée en amphi, résume les prérequis d'optique géométrique nécessaires à la compréhension de ce cours, notamment la notion de chemin optique mais aussi les formules de Snell-Descartes qui sont indispensables pour appréhender par exemple le guidage de la lumière dans une fibre optique (Chapitre 4).

Le deuxième chapitre présente comment on exprime une onde lumineuse monochromatique ou quasi-monochromatique, plane ou sphérique dans le cadre de l'optique ondulatoire. Il introduit ensuite un outil mathématique très puissant, la Transformée de Fourier (d'un signal non périodique) qui découle directement de la Série de Fourier (d'un signal périodique) qui permet de connaître l'amplitude des différentes composantes spectrales dans un signal temporel. Quelques propriétés de la TF ainsi que quelques TF élémentaires seront présentées dans le domaine Temps / Fréquence.

Nous aborderons ensuite dans le **troisième chapitre** le **phénomène de diffraction**, phénomène dont ne rend pas compte l'optique géométrique et qui apparaît dès que l'étendue d'un faisceau est limitée spatialement, c'est-à-dire quasiment tout le temps. Ce phénomène limite la résolution maximale des appareils d'optique de la vie courante comme les appareils photo ou les télescopes. Cette notion a été pour certains largement abordée en classe préparatoire mais nous l'aborderons à l'aide d'un outil mathématique puissant, la Transformée de Fourier, qui permet de simplifier largement les calculs et qui permet d'introduire la notion de filtre.

Pas de panique, un cours de soutiens viendra aider les non physiciens après la 4ieme TH de cours.

La **propagation de la lumière dans les fibres optiques** sera l'objet du **quatrième chapitre**. Nous nous servirons d'abord d'une approche géométrique pour définir les conditions de guidage de la lumière et établir l'équation de la trajectoire d'un faisceau lumineux en fonction du profil d'indice du guide. Ceci nous permettra de définir la notion de dispersion intermodale caractérisée par la diversité des trajectoires possibles, très problématique dans une communication optique numérique. Puis, par une approche interférentielle, nous montrerons que le confinement de la lumière engendre l'existence d'angles de propagation permis et interdits, appelés modes transverses. Ce modèle simpliste ayant des limites, après les avoir exposées, nous présenterons succinctement une approche rigoureuse basée sur la résolution des équations de Maxwell.

Enfin, le **cinquième chapitre** vise à faire comprendre le **fonctionnement d'un laser** constitué d'un milieu amplificateur plongé dans une cavité résonante. Pour cela, nous commencerons par présenter les différents mécanismes d'émission de lumière en commençant par le rayonnement thermique (soleil, lampe à incandescence...). Puis nous présenterons le phénomène de luminescence en commençant par l'émission spontanée. Ceci nous permettra de comprendre le fonctionnement des diodes électroluminescentes et notamment celui de la LED blanche. Puis nous présenterons le phénomène d'absorption et d'émission stimulée, phénomène à la base de l'amplification. Ceci nous permettra de comprendre le fonctionnement des amplificateurs optiques qui ont révolutionné le domaine des télécommunications optiques (amplificateur à fibre optique dopée à l'Erbium ou amplificateur à semiconducteur). Les équations d'Einstein nous montreront que pour obtenir une amplification, il est nécessaire de 'pomper le matériau'. Puis nous étudierons ce qu'il se passe lorsque cet amplificateur est inséré dans une cavité. Nous en déduirons les conditions d'obtention de l'effet laser tant recherché. Nous terminerons par la présentation des principales spécificités du rayonnement laser et le comparerons au rayonnement naturel.

Le **sixième et dernier chapitre** sera consacré à l'étude de **l'holographie**. L'holographie est connue depuis 1948 mais de récentes avancées l'ont remis au goût du jour notamment depuis la mise au point de l'holographie couleur depuis 2005 et plus récemment les recherches sur l'holographie numérique utilisant des Modulateurs Spatiaux de Lumière (SLM) qui laisse rêver d'une TV holographique dans les prochaines décennies. Tout cela sera avantageusement complété par un TP qui sera l'occasion de discuter autour de la vision 3D de l'être humain.

1. PREREQUIS D'OPTIQUE GEOMETRIQUE

Objectifs pédagogiques

- Comprendre la notion de **chemin optique**
- Savoir appliquer les **lois de la réflexion et de la réfraction.**
- Savoir calculer l'**angle limite de réflexion totale.**

Ce chapitre est considéré comme un prérequis et ne sera pas exposé en amphi !!

Ce chapitre a pour but d'introduire les bases de l'optique nécessaires à la compréhension des chapitres suivants. Pour beaucoup d'entre vous, ce chapitre présente de nombreux rappels que vous pouvez lire rapidement. Pour d'autres, dont l'origine scolaire n'a pas abordé ces notions, il permet de fixer quelques bases indispensables. L'étudiant adaptera donc son niveau de lecture de ce chapitre en fonction de ses connaissances antérieures et pourra se tourner vers le corps enseignant s'il rencontre des problèmes de compréhension **et ce avant que les autres chapitres ne commencent !!**

Enfin, quelques exercices d'application sont proposés au fil du texte afin de vous aider dans votre mise à niveau si vous en ressentez le besoin (Corrigés en ligne sur le site pédagogique).

1.1. Principes fondamentaux

1.1.1. Principe de propagation rectiligne et notion de chemin optique

L'optique géométrique est élémentaire et permet d'étudier les phénomènes lumineux lorsque tous les objets qui interagissent avec la lumière ont des tailles caractéristiques grandes devant la longueur d'onde du rayon lumineux. Nous verrons qu'elle a des limites et ne permet donc pas d'expliquer certains phénomènes lumineux comme la diffraction ou les interférences.

Les lois générales d'optique géométrique peuvent être déduites des équations de Maxwell¹ et du principe de Fermat². Il est également possible – et c'est la méthode qui sera en partie choisie ici – de poser ces lois générales comme l'on poserait des axiomes, des expériences simples venant les valider.

1.1.1.1. Indice de réfraction (indice d'un milieu)

Par définition, localement, l'indice de réfraction n d'un milieu est le rapport de la vitesse de la lumière dans le vide c sur la vitesse de la lumière dans le milieu considéré infini, isotrope, et permanent v .

$$n = \frac{c}{v} \quad (1)$$

Il caractérise en quelque sorte le **ralentissement de la lumière par rapport à sa vitesse dans le vide** ($c \approx 3.10^8$ m/s). Comme nous le verrons plus tard, l'indice dépend de la longueur d'onde du rayon lumineux considéré.

La vitesse de la lumière dans le vide, appelée également « célérité », est la vitesse maximale de la lumière.

v est toujours inférieure à c . L'indice est donc toujours supérieur ou égal à 1.

vide	$n = 1$
Air (20°C, 1 atm)	$n = 1,000292$
Eau	$n = 1,33$
Verres	$n = 1,4$ à $1,9$
Diamant	$n = 2,4$
Germanium (semi-cond)	$n \sim 4$

1.1.1.2. Chemin optique d'un rayon lumineux le long d'une courbe quelconque et temps de parcours

On vient de voir que suivant la valeur de l'indice de réfraction, la vitesse de la lumière varie. Ainsi, pour une longueur physique donnée d'un milieu traversé, le temps de propagation ne sera pas identique. **La notion de longueur physique en optique n'est donc pas suffisante**. On préférera utiliser **la notion de chemin optique qui pondère la longueur physique par l'indice de réfraction**.

¹ Qui seront abordées dans le module COM103 « Propagation ».

² La lumière se propage d'un point à un autre sur des trajectoires telles que la durée du parcours soit **stationnaire**, que l'on pourra comprendre, pour simplifier, par **minimale**.

Localement, entre deux points voisins distants de ds , sur une courbe quelconque C, le chemin optique est défini par : $dL = n ds$, n étant l'indice optique du milieu au point considéré. Le chemin optique entre deux points A et B de cette courbe est par définition l'intégrale curviligne le long de la trajectoire considérée :

$$L_{optique}(AB) = \int_{AB} n ds \quad (2)$$

n n'est ici pas forcément une constante et varie le long de C.

1.1.1.3. Propagation rectiligne dans un milieu homogène, infini, permanent et isotrope

Un milieu homogène infini, permanent et isotrope est caractérisé par un indice optique uniforme. Si on reprend l'expression du chemin optique, celle-ci devient :

$$L_{optique}(AB) = \int_{AB} n ds = n L_{physique} \quad (3)$$

Il en résulte que $L_{optique}$ est minimal si AB s'identifie à une droite !

Dans un milieu homogène, l'indice n est constant et la lumière se propage en ligne droite.

Un exemple de milieu homogène est le vide ou l'air si la température et la pression sont constantes.

Le temps de parcours suivant une trajectoire de longueur $L_{physique}$ est alors

$$t = \frac{L_{optique}}{v} = \frac{n \cdot L_{physique}}{c} \quad (4)$$

Expériences :

Les phénomènes d'ombres et de pénombres s'expliquent aisément à partir du principe de propagation rectiligne (Figure 2.a.). De même, un faisceau laser (HeNe par exemple), matérialisé par la diffusion de particules de fumée, donne une idée de la propagation rectiligne (Figure 2.b.).

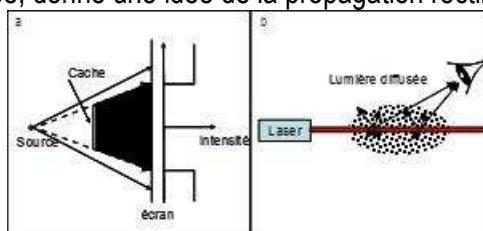


Figure 2. Illustration de la propagation rectiligne des faisceaux lumineux

Travail personnel

(Correction en ligne sur le site pédagogique)

- 1) Calculer le temps de propagation de la lumière pour un chemin physique de 100km dans l'air puis dans une fibre en verre pour des longueurs d'onde de $0,6\mu\text{m}$
- 2) Refaire ces calculs pour la longueur d'onde Télécom de $1,55\mu\text{m}$

1.1.1.4. Principe d'indépendance des faisceaux lumineux

Les rayons lumineux traversant un même milieu sont indépendants les uns des autres.

Cela se traduit de deux façons :

- D'une part, dans un faisceau de rayons lumineux, l'action sur certains rayons (arrêt, déviation, ...) n'a aucun effet sur les autres.
- D'autre part, quand deux faisceaux se croisent, il n'y a pas d'interaction.

Expériences :

Dans la première expérience de la Figure 3.a, l'éclairement de l'écran au dessus du point A reste inchangé quand on intercepte une partie du faisceau : $E_1 = E_2$.

Dans la seconde expérience de la Figure 3.b., il en est de même ($E'_1 = E'_2$) après que l'on ait fait se croiser les faisceaux I et II.

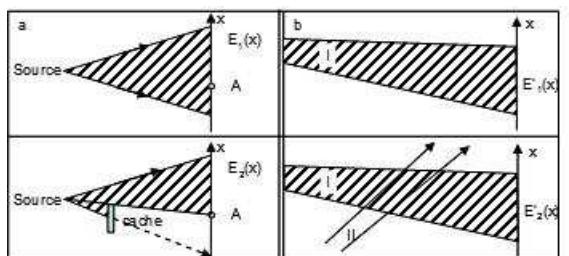


Figure 3. Principe d'indépendance des faisceaux lumineux

Remarque : limites des deux principes précédents :

Une observation très précise de la frontière séparant la lumière de l'ombre montre des variations d'éclairement qui ne peuvent être expliquées par les deux principes de propagation rectiligne et d'indépendance des rayons. Seule la théorie ondulatoire de la lumière permet de préciser ce phénomène d'éparpillement, ce qui sera vu par la suite au chapitre « diffraction ».

Remarque : Quid des interférences !!!

Les interférences ne se produisent qu'en présence d'un détecteur, qui effectue le module au carré de la somme des champs. **Pas de détecteur, pas d'interférence, même quand les faisceaux se croisent !** On en revient à la différence entre LA réalité et NOTRE réalité évoquée en introduction.

1.1.1.5. Principe du retour inverse

Dans les milieux transparents, le trajet effectivement suivi par la lumière d'un point A vers un point B (resp. de B vers A) est indépendant du sens de parcours.

Ce principe est valable même dans les milieux hétérogènes où le trajet est courbe, comme nous le montrerons plus tard dans le chapitre « fibre optique ».

Expériences :

Une **autocollimation**³ réalisée avec un faisceau laser sur un miroir plan montre la validité du principe de retour inverse.

³ Un **collimateur** est un dispositif optique permettant d'obtenir un faisceau de rayons de **lumière** parallèles à partir d'une source de lumière. Ce mot vient du latin *collimatio* ("ajuster ou viser en ligne droite") qui désigne l'action d'orienter un instrument de visée.

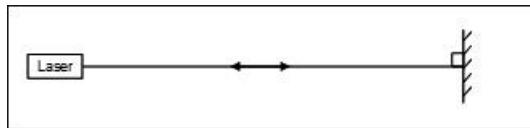


Figure 4. Principe du retour inverse.

1.1.2. Réflexion et réfraction, Loi de Descartes-Snell

Définition : Dioptre

Un dioptre est une surface séparant deux milieux transparents d'indices de réfraction différents. Par exemple la surface entre l'air et l'eau.

Définition : Réfraction

Si la lumière se propage en ligne droite dans un milieu homogène et isotrope (invariant par rotation), elle est déviée lors de la traversée d'un dioptre : c'est le phénomène de réfraction.

1.1.2.1. Lois de Descartes-Snell

Ces lois ont été trouvées par W. Snell⁴ en 1621 et retrouvées par R. Descartes en 1636. Elles permettent de connaître le changement de direction, par réflexion ou par réfraction, d'un rayon lumineux rectiligne, à la traversée d'une surface (dioptre) séparant deux milieux homogènes.

Ces lois sont au nombre de 3 (cf. Figure 5) :

- Les rayons incident, réfléchi, réfracté et la normale au point d'incidence à la surface du dioptre sont coplanaires.
- Le rayon réfléchi est symétrique du rayon incident par rapport à la normale au point d'incidence :

$$i = -r \quad (5)$$

- Les sinus des angles de réfraction et d'incidence sont dans un rapport constant :

$$n \sin i = n' \sin i' \quad (6)$$

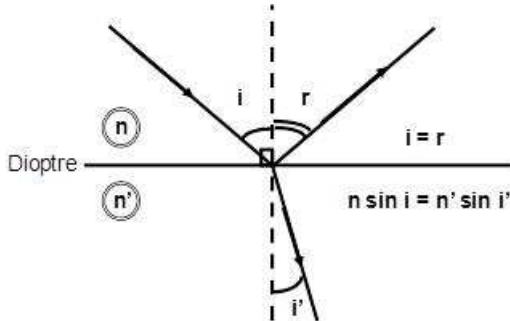


Figure 5. Lois de la réflexion et la réfraction

Expérience :

⁴ La première mention de la loi de la [réfraction](#) redécouverte plus tard en Europe sous le nom de [loi de Snell-Descartes](#) a été faite par Ibn Sahl autour de 984.

L'équation (6) explique pourquoi, lorsque l'on trempe une partie d'un bâton dans l'eau, on a l'impression que celui-ci est cassé ! Prenons le cas de l'extrémité du bâton (Figure 6). Elle émet des rayons lumineux dans toutes les directions et seuls quelques rayons vont parvenir à notre œil. Mais ceux-ci sont réfractés et se sont éloignés par rapport à la normale en changeant de milieu eau-air pour parvenir à l'œil. Cette réfraction n'est pas perçue par l'œil qui construit l'image de la partie immergée du bâton en suivant les rayons virtuels, l'extrémité du bâton paraît donc à un autre endroit qu'il ne l'est réellement.

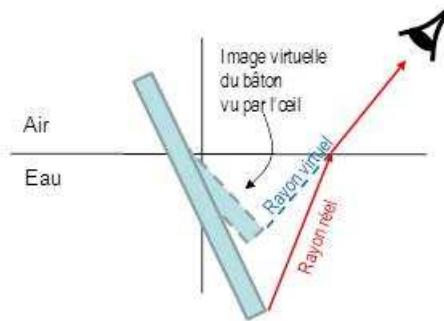


Figure 6. Expérience du bâton brisé par la réfraction.

1.1.2.2. Dispersion

La vitesse de propagation de la lumière dans un milieu matériel dépend de la longueur d'onde (\equiv couleur. cf. p30). **Cette dépendance de v avec la longueur d'onde s'appelle la dispersion chromatique.** Il en est donc de même pour l'indice. Ainsi, on peut écrire :

$$v = v(\lambda) \quad n = n(\lambda) \quad (7)$$

La dispersion du vide est nulle et la dispersion de l'air est négligeable :

$$n_{vide} = 1 \equiv n_{air} \quad \forall \lambda \quad (8)$$

1.1.2.3. Angle limite (ou angle critique) et réflexion totale

D'après la loi de la réfraction, $n \sin i = n' \sin i'$ (cf éq. (6))

Or, on sait que $-1 \leq \sin i \leq 1$

Donc $-\frac{n}{n'} \leq \sin i' \leq \frac{n}{n'}$

Suivant la valeur relative de n par rapport à n' , deux cas se présentent :

- i. $n' > n$: le faisceau passe alors d'un milieu moins réfringent⁵ à un milieu plus réfringent (de l'air vers l'eau par exemple). **Le rayon se rapproche alors systématiquement de la normale**, il est donc toujours réfracté. Il n'y a pas d'angle limite (cf. Figure 7.a.) !
- ii. $n' < n$: le faisceau passe alors d'un milieu plus réfringent à un milieu moins réfringent (de l'eau vers l'air). **Le rayon réfracté s'écarte de la normale**. Dans ce cas, il existe un angle limite $i = i_c$ pour lequel l'angle de réfraction est égal à 90° . Lorsque i devient supérieur, l'expérience montre qu'il n'existe plus de lumière réfractée et donc transmise : il y a **réflexion totale** (cf. Figure 7.b.)!

⁵ Réfringent : qui cause une réfraction de la lumière. Plus le milieu est réfringent, plus l'indice de réfraction est élevé.

$$\sin i_c = \frac{n'}{n}$$

(9)

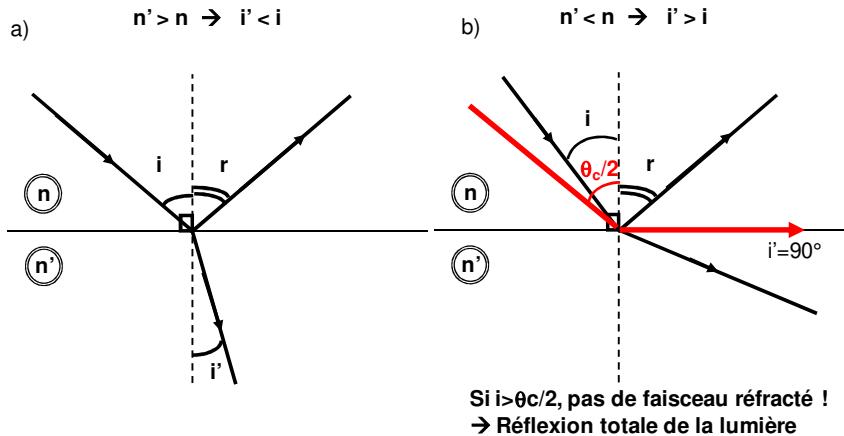


Figure 7. Réfraction en fonction de n , n' et de l'angle d'incidence.

Expériences :

Chacun a déjà regardé la surface de l'eau sur le bord d'une piscine. Il a constaté que, lorsque la surface de l'eau est plane, quel que soit l'angle sous lequel il regarde l'eau, malgré les reflets, il pourra voir le fond de la piscine (à condition de ne pas être ébloui par le reflet du soleil !).

A l'inverse, lorsque l'on fait de la plongée, si l'on essaye de regarder la surface de l'eau avec un angle rasant, on ne voit pas du tout le ciel, on observe au contraire un miroir parfait. Au-delà d'un certain angle appelé angle limite, il y a réflexion totale. A vos masques et tubas...dans votre baignoire, ça marche aussi !

Remarque :

Comme nous le verrons plus tard, c'est l'existence d'un angle limite qui permet de guider la lumière dans une fibre optique par réflexion totale interne.

Travail personnel

(Correction en ligne sur le site pédagogique)

On remplit un aquarium d'eau. On éclaire la surface de l'eau avec un laser rouge ($=0,6\mu\text{m}$).

- 1) **On oriente le laser perpendiculairement à l'eau. Quelle est la valeur de l'angle d'incidence ?**
- 2) **Quel est l'angle de réfraction ?**
- 3) **On éclaire maintenant la surface de l'eau avec une incidence de 45° . Quelle sera la valeur de l'angle de réflexion ? Quelle sera la valeur de l'angle de réfraction ?**
- 4) **Calculer l'angle limite pour lequel le faisceau réfracté n'existe plus de l'air vers l'eau**
- 5) **Calculer l'angle limite pour lequel le faisceau réfracté n'existe plus de l'eau vers l'air**

2. ONDES ÉLECTROMAGNETIQUES ET ANALYSE SPECTRALE

Objectifs pédagogiques

- Savoir exprimer une **onde plane** et une **onde sphérique**.
- Comprendre la notion de **Transformée de Fourier**.

2.1. Expression d'une vibration lumineuse monochromatique

2.1.1. Généralités sur les équations de Maxwell

L'optique géométrique décrit le chemin suivi par un fin faisceau de lumière (les rayons lumineux) sans se préoccuper de la nature physique profonde de la lumière.

Or, on sait que de l'énergie est véhiculée par un faisceau lumineux puisque les rayons lumineux nous chauffent, qu'un faisceau laser peut mettre le feu à une feuille de papier noir ou encore qu'un faisceau lumineux peut provoquer une réaction chimique et impressionner un film photographique ou les cellules de notre rétine. Mais quelle est la grandeur physique qui véhicule cette énergie ?

C'est dès le XVII^e siècle, à partir d'observations expérimentales des phénomènes d'interférences et de diffraction discutées dans les chapitres suivants, que l'on a compris que la lumière était un **phénomène ondulatoire** (Huygens, 1629-1695 ; Young, 1773-1829 ; Malus, 1775-1812). Mais il a fallu attendre Maxwell (1831-1879) pour qu'on comprenne que la grandeur physique qui se propageait en vibrant était un **champ électrique \vec{E}** , accompagné d'un **champ magnétique \vec{B}** , et que cette onde, dite **onde électromagnétique** pouvait se propager dans le vide avec une vitesse :

$$c = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_0 \mu_0}} \approx 3.10^8 \text{ m/s} \quad (10)$$

où c est appelée célérité et représente la vitesse de la lumière dans le vide. ϵ_0 et μ_0 ⁶ sont respectivement la permittivité électrique et la perméabilité magnétique du vide⁷.

Par définition, une onde est un phénomène physique de transport d'énergie sans transport de matière. C'est le même cas pour une vague sur l'océan ou une onde sismique lors d'un tremblement de terre...

En fait, Maxwell a établi les équations différentielles auxquelles doivent satisfaire les champs électrique et magnétique de l'onde électromagnétique. Établir en détail les équations de Maxwell dépasse le cadre de ce cours et sera discuté dans le module COM103 « Propagation ». Nous en admettrons les résultats utiles pour la suite.

Ces équations montrent qu'un champ électrique et un champ magnétique variables dans le temps ne restent pas localisés dans une région de l'espace. La variation temporelle du champ électromagnétique est forcément associée à une propagation spatiale de ce dernier.

Les équations de Maxwell montrent également⁸ que :

- Les **ondes électromagnétiques (EM) sont transverses**, c'est-à-dire qu'en tout point, les grandeurs vibrantes \vec{E} et \vec{B} sont dans un plan perpendiculaire à la direction de propagation \vec{k} (cf. Figure 8). \vec{k} est appelé vecteur d'onde.
- Ces **champs sont couplés**. Cela signifie que l'on peut déduire \vec{B} de la connaissance de \vec{E} sur tout l'espace (et réciproquement) via les équations de Maxwell : On ne s'intéressera donc qu'au champ électrique \vec{E} .

⁶ $\epsilon_0 = 8.854 \cdot 10^{-12} \text{ A.s.V}^{-1} \cdot \text{m}^{-1}$.

⁷ $\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \text{ kg.m.A}^{-2} \cdot \text{s}^2$.

⁷ Dans un milieu matériel, la permittivité et la perméabilité s'écrivent ϵ et μ .

⁸ Bien-sûr, tout ceci n'est pas exact dans un milieu inhomogène ou anisotrope !

- Dans le vide infini, les **ondes planes sont des solutions des équations de Maxwell**. La direction \vec{k} est fixée ainsi que les directions de \vec{E} et \vec{B} . Ces trois vecteurs forment un trièdre trirectangle (Figure 8). A tout instant, on montre que $|\vec{E}| = c|\vec{B}|$ (où $|\vec{E}|$ et $|\vec{B}|$ représentent les amplitudes crêtes des champs qui oscillent).

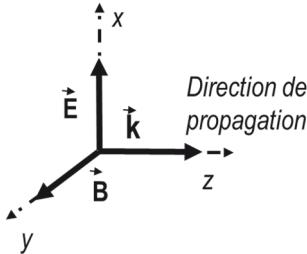


Figure 8. Représentation du champ électrique \vec{E} , du champ magnétique \vec{B} et du vecteur d'onde \vec{k}

Dans le cas d'un milieu diélectrique⁹ homogène, isotrope et permanent, les équations de Maxwell permettent d'établir l'équation de Helmotz, une **équation de propagation** pour \vec{E} (indépendamment de \vec{B}) dont les solutions permettent de connaître l'**évolution spatio-temporelle** (en fonction du temps et de l'espace) de $\vec{E}(x, t)$:

$$\nabla^2 \vec{E} - \varepsilon\mu \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = 0 \quad (11)$$

où $\nabla^2 = \Delta = \frac{\partial^2}{\partial x^2} + \frac{\partial^2}{\partial y^2} + \frac{\partial^2}{\partial z^2}$ représente le Laplacien.

2.1.2. Propagation d'une onde plane monochromatique dans un milieu diélectrique infini, homogène, isotrope et permanent

2.1.2.1. Intuitivement¹⁰

Le but est ici de trouver intuitivement les solutions élémentaires de cette équation que l'on appelle ondes planes.

Expérience

Chacun a déjà jeté un caillou dans l'eau ou agité une cordelette avec la main.

Intuitivement, on aurait envie d'exprimer cette oscillation périodique temporelle de l'eau à l'endroit où le caillou est tombé (ou l'oscillation de sa main qui agite cette corde) par une expression sinusoïdale dépendant du temps, en $z=0$:

$$E(t)|_{z=0} = E_0 \cos\left(\frac{2\pi t}{T_0}\right) = E_0 \cos 2\pi\nu_0 t = E_0 \cos \omega_0 t \quad (12)$$

où E_0 est l'amplitude de l'oscillation, T_0 est la période d'oscillation, ν_0 est la fréquence et ω la pulsation.

⁹ Un diélectrique est un matériau qui ne contient pas de charges électriques susceptibles de se déplacer de façon macroscopique. C'est donc un milieu qui ne conduit pas le courant, comme l'air ou le verre par exemple.

¹⁰ On trouve un résumé pour les plus curieux à : B. Saley et M. Teich, *Fundamentals of Photonics*, A wiley-interconnection publication, 1991, Chapitre 2.1, p41

Par contre, l'observateur retiendra plutôt de ce jet de caillou que des anneaux s'éloignent de l'endroit où est tombé ce dernier (Figure 9). Il retiendra de la cordelette agitée qu'une onde se propage le long de cette dernière. **Il manque donc une information dans l'équation (12) : simultanément à l'oscillation temporelle, une onde se propage spatialement! C'est d'ailleurs ce que nous dit l'équation (11), il y a couplage entre temps et espace dans notre bas monde !**



Figure 9. Onde sphérique à la surface d'un plan d'eau

Si l'on reprend l'exemple de la corde et si l'onde se propage à la vitesse v le long de cette dernière, à une distance z de la main, la vibration sera à l'instant t ce qu'elle était à l'origine ($z=0$) à l'instant $t - z/v$, z/v représentant le temps pour parcourir la distance z !

On peut donc réécrire l'équation (12) de manière plus complète à tout endroit z et à tout instant t , en remplaçant t par $t - z/v$, puis en séparant ce qui dépend du temps de ce qui dépend de l'espace :

$$\begin{aligned}
 E(t, z) &= E_0 \cos\left(\frac{2\pi}{T_0}(t - z/v)\right) = E_0 \cos\left(2\pi\left(\frac{t}{T_0} - \frac{z}{vT_0}\right)\right) \\
 &= E_0 \cos\left(2\pi\left(\frac{t}{T_0} - \frac{z}{\lambda}\right)\right) \quad \text{avec } \lambda = vT_0 \\
 &= E_0 \cos\left(\frac{\omega_0 t}{\text{Phase temporelle}} - \frac{\varphi}{\text{Phase spatiale}}\right) \quad \text{avec } \varphi = \frac{2\pi z}{\lambda} \tag{13}
 \end{aligned}$$

T_0 représente la période d'oscillation temporelle de la vibration.

λ représente la période d'oscillation spatiale. On l'appelle en optique la longueur d'onde.

- ➔ A un endroit donné : à chaque durée T_0 , le cosinus accumulera 2π de phase.
- ➔ A un instant donné : à chaque distance λ , le cosinus accumulera également 2π de phase.
- $\omega_0 t$ et φ sont donc appelées respectivement **phase temporelle** et **phase spatiale** de la vibration.
- $\omega_0 t - \varphi$ est appelée **simplement phase**.

Sans le savoir, nous avons résolu de manière intuitive l'équation de propagation (11) pour une onde se propageant suivant z ! On va voir que la solution trouvée (13) est appelée **onde plane**.

2.1.2.2. Définition : pulsation, fréquence, longueur d'onde

La pulsation ω est reliée à la **fréquence** ν et à la **période temporelle** T par l'expression :

$$\boxed{\omega = 2\pi\nu = \frac{2\pi t}{T}} \quad (14)$$

La longueur d'onde λ représente la période d'oscillation spatiale du champ électrique. Elle est reliée à la **phase** par l'expression :

$$\boxed{\varphi = \frac{2\pi z}{\lambda}} \quad (15)$$

Puisque la vitesse de propagation dépend du milieu traversé, il en est de même pour la longueur d'onde :

$$\lambda = \frac{\lambda_0}{n} \quad (16)$$

avec λ_0 la longueur d'onde dans le vide et λ la longueur d'onde dans le milieu d'indice n .

Remarque :

La longueur d'onde varie avec le milieu traversé, pas la fréquence !

Le vecteur d'onde \vec{k} est quant à lui le vecteur qui porte la direction de propagation, de module :

$$\boxed{|\vec{k}| = \frac{2\pi}{\lambda}} \quad (17)$$

Enfin, **pulsation et fréquence** sont reliées **dans le vide à la longueur d'onde** par :

$$\boxed{\omega = 2\pi\nu = \frac{2\pi c}{\lambda}} \text{ soit } \boxed{\lambda = \frac{c}{\nu}} \quad (18)$$

Dans un milieu d'indice n :

$$\boxed{|\vec{k}| = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{\omega n}{c}} \text{ soit } \boxed{\lambda = \frac{c}{n\nu}} \quad (19)$$

Attention, il ne faut donc pas confondre d'un côté fréquence (ou pulsation) et de l'autre longueur d'onde bien que ces variables soient reliées dans le vide. Elles ne représentent pas la même grandeur physique (cf. §2.1.2.9) ! L'une informe sur l'oscillation dans le temps alors que l'autre l'oscillation dans l'espace.

2.1.2.3. Notion de polarisation de la lumière et approche scalaire

Expérience :

Imaginons une corde tendue horizontalement. Si nous agitons une extrémité de haut en bas dans un plan vertical (Figure 10), la corde se déforme et l'ébranlement se propage tout en restant dans le plan vertical. Nous avons alors fabriqué une onde polarisée rectilignement (ou linéairement). Ce plan vertical est appelé plan de polarisation.

Il en va de même pour le champ électrique et donc la lumière.

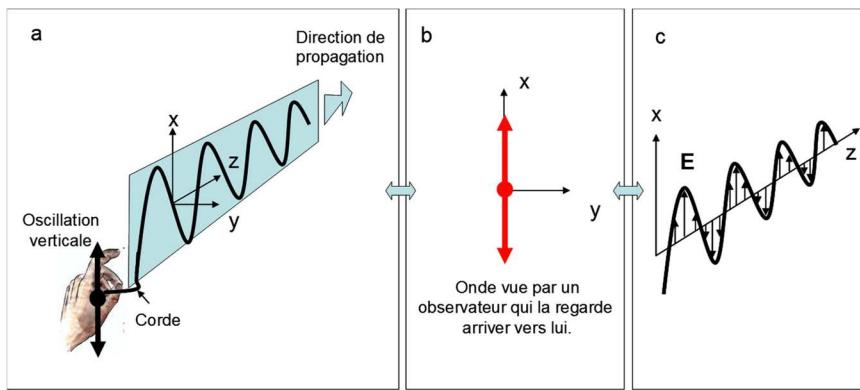


Figure 10. Onde polarisée linéairement dans un plan vertical. a) Analogie avec l'oscillation d'une corde dans le plan vertical. b) Onde polarisée rectilignement vue de face. c) Évolution du champ électrique d'une onde polarisée rectilignement.

L'état de polarisation d'une onde lumineuse est donc défini par la **direction du champ électrique** (ou magnétique) au cours de sa propagation :

- **Polarisation rectiligne** : les champs \vec{E} et \vec{B} gardent une direction déterminée au cours de la propagation. Le plan défini par \vec{E} et \vec{k} est alors appelé plan de polarisation (Figure 11).

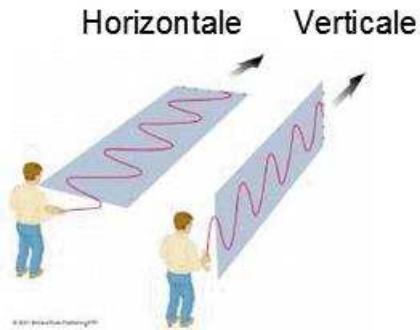


Figure 11. Illustration d'une polarisation rectiligne, verticale ou horizontale.

- **Polarisation circulaire ou elliptique** : Le champ électrique peut être considéré comme la somme de deux champs perpendiculaires et déphasés qui se propagent suivant la même direction. Le résultat est que l'extrémité de \vec{E} , au contraire de la polarisation rectiligne, ne reste pas dans le plan de polarisation. Si on regarde l'onde venant de face, l'extrémité du champ électrique décrit un cercle (polar. circulaire) ou une ellipse (polar. elliptique).

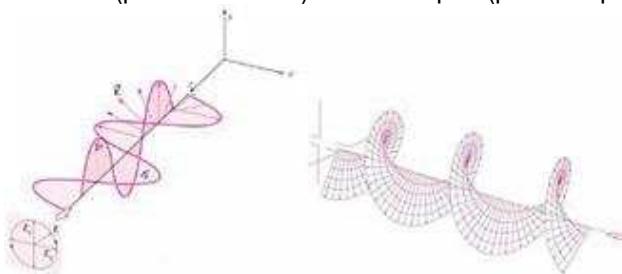


Figure 12. Illustration d'une polarisation circulaire.

- **Lumière non polarisée** : une onde est non polarisée si \vec{E} a une direction qui varie aléatoirement dans le plan d'onde (lumière du soleil par exemple).

Pour plus de clarté, notamment pour les non physiciens, nous partirons d'un modèle réel, facile à comprendre physiquement où l'oscillation est suivant une seule direction : on dira que l'onde est polarisée rectilignement (suivant Ox par exemple). Ainsi, **nous réduisons notre problème vectoriel à un système scalaire.**

On pourrait valider notre étude intuitive du §2.1.2.1 en résolvant formellement (11). En choisissant \vec{k} parallèle à l'axe Oz , et en considérant l'évolution spatio-temporelle du champ électrique comme une onde se propageant dans la direction Oz , **la résolution formelle de l'équation de propagation permet de connaître l'évolution du champ électrique \vec{E} à tout instant et en tout point de l'espace** et montre qu'elle peut s'écrire en notation réelle, dans un cas particulier explicité juste après, comme :

$$\boxed{\begin{aligned} E_x^{(r)} &= E_0 \cos\left(\omega(t - z/v_\phi) - \phi_0\right) = E_0 \cos\left(\omega t - 2\pi \frac{z}{\lambda} - \phi_0\right) \\ E_y^{(r)} &= 0 \rightarrow \text{Onde polarisée suivant } Ox \\ E_z^{(r)} &= 0 \rightarrow \text{Onde transverse} \end{aligned}} \quad (20)$$

où v_ϕ est la vitesse de propagation de l'onde (voir ci-après), et ϕ_0 la phase à l'origine de l'espace et du temps (arbitraire). Les autres variables ont été définies au paragraphe précédent.

Quelques remarques sur cette solution et ses limites

- Cette **onde est transverse** car la composante du champ suivant z est nulle : $E^{(r)}_z=0$. Le champ électrique oscille donc dans le plan xOy perpendiculaire à la direction de propagation.
- Cette solution n'est vraie que pour un espace **infini, uniforme, isotrope et permanent**. Sinon, les calculs sont beaucoup plus compliqués.
- Nous avons choisi de présenter une solution dont la polarisation est rectiligne, suivant x .

Cette solution est appelée **onde plane**. Les raisons de cette appellation sont expliquées au paragraphe suivant.

2.1.2.4. Représentation d'une onde plane

L'expression de la phase spatiale dans (20) étant $\varphi = \frac{2\pi z}{\lambda}$ (cf. éq.(13)), à z donné, la phase accumulée par le champ électrique est la même partout dans le plan (xOy). **La phase est l'endroit où l'on se situe sur la sinusoïde.** Pour une onde plane parallèle à Oz , toutes les ondes sont donc en phase à z donné, quelles que soient x et y , **la surface équiphasée est un plan** (Figure 13). D'où la dénomination d'onde plane !

Remarque :

Les ondes planes ne sont pas les seules solutions des équations de Maxwell, bien au contraire. Par contre, ces solutions sont primordiales car on peut montrer que **toute autre solution peut s'écrire comme combinaison linéaire d'ondes planes** (dont les pulsations de chaque composante ainsi que les directions et amplitudes des champs électriques ne sont pas forcément toutes les mêmes). C'est le **principe de superposition**. Par ailleurs, pour une onde plane, ce plan est théoriquement infini suivant x et y . Il revêt donc clairement un aspect théorique¹¹.

¹¹ Une des ondes les plus planes qui soient que l'on peut rencontrer sur terre est la lumière du soleil (qui s'étend quand même sur 0.5°) voire mieux, celle des étoiles lointaines. En effet, si l'on considère le soleil comme une source ponctuelle, on peut considérer que tous ses rayons arrivent parallèles sur la terre en ayant tous parcouru la même distance, compte tenu de la distance qui sépare la terre du soleil (Figure 19). De plus, son plan d'onde est alors quasi-infini transversalement à notre échelle.

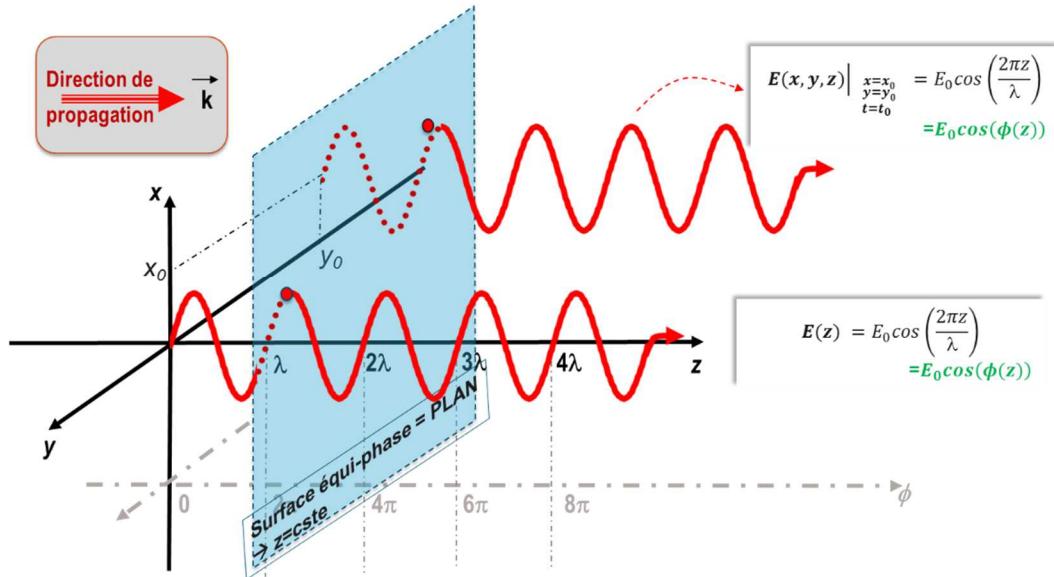


Figure 13. Représentation des oscillations du champ électrique à tout endroit de l'espace d'une onde plane monochromatique transverse, se propageant suivant la direction Oz et polarisée rectilignement suivant Ox. Notion de plan d'onde.

On représente généralement les plans pour lesquels $\varphi(\vec{r}) = 2q\pi$ avec q entier (cf. Figure 14) :

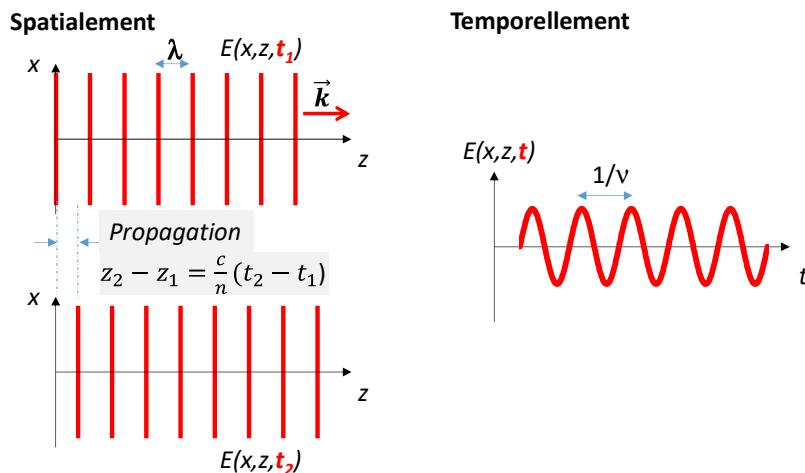


Figure 14. Une onde plane se propageant dans la direction z est une fonction périodique de z avec une période spatiale λ et une fonction périodique de t avec une période temporelle $1/\nu$.

- **Spatialement**, l'onde plane se déplace suivant z parcourant la distance $z_2 - z_1$ en un temps $c/n(t_2 - t_1)$.
- **Temporellement**, à un endroit donné, l'onde oscille dans le temps à la fréquence $1/\nu$.

2.1.2.5. Notation complexe d'une onde plane

Il est commode de représenter la vibration réelle par son **expression complexe** $E(r, t)$ dont $E^{(r)}(r, t)$ est la partie réelle. Les calculs sont alors grandement simplifiés !

En notation complexe, la fonction d'onde monochromatique plane est appelée **signal analytique** et a pour expression (d'après (20)) :

$$\begin{aligned}
 E(\vec{r}, t) &= E_0 \exp\left(i\left(\underbrace{\omega t}_{\text{Phase temporelle}} - \underbrace{\vec{k} \cdot \vec{r}}_{\text{Phase spatiale}} - \underbrace{\phi_0}_{\text{Phase à l'origine}}\right)\right) \\
 &= E_0 \exp\left(i(\omega t - (k_x \cdot x + k_y \cdot y + k_z \cdot z) - \phi_0)\right) \quad (21) \\
 &= \underbrace{E(\vec{r})}_{\substack{\text{Amplitude complexe} \\ \text{Oscillation spatiale}}} \cdot \underbrace{\exp(i\omega t)}_{\text{Oscillation temporelle}}
 \end{aligned}$$

- L'argument de l'exponentielle ($\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r} - \phi_0$) est appelé **phase** de l'onde.
- ωt est la **phase temporelle** de l'onde.
- La quantité complexe $e^{i\omega t} = e^{2\pi\nu t}$ rend compte de l'oscillation temporelle de l'onde.
- La quantité $E(\vec{r}) = E_0 \exp(-i(\vec{k} \cdot \vec{r} + \phi_0))$ désigne **l'amplitude complexe** de l'onde.
- Son argument ($\vec{k} \cdot \vec{r} + \phi_0$) est **la phase spatiale** de l'onde (souvent appelée simplement sa phase).
- ϕ_0 représente la **phase à l'origine** de l'onde. Cette phase est généralement inconnue et donc choisie de manière arbitraire.
- Enfin, $\vec{k} \cdot \vec{r}$ représente le produit scalaire entre le vecteur d'onde \vec{k} et le vecteur position \vec{r} .

Remarque :

E_0 s'exprime en V/m . Son intégration de $-\infty$ à $+\infty$ est infinie, ceci montre qu'une onde plane n'est pas physiquement acceptable. Par contre, les solutions réelles, combinaisons d'ondes planes, le sont !

Nous pouvons ainsi manipuler les exponentielles pour effectuer n'importe quel calcul puis retourner à la forme en cosinus de l'onde en prenant la partie réelle du résultat et ainsi faire une interprétation physique.

Travail personnel

(Correction en ligne sur le site pédagogique)

- Exprimer, dans le cas général, l'expression d'une onde plane incidente parallèle à l'axe de propagation Oz et dont la norme du vecteur d'onde est $|\vec{k}| = k_0$.**
- Faire de même pour une onde dont la direction du vecteur k fait un angle θ avec l'axe Oz dans le plan (xOz).**

2.1.2.6. Énergie d'une onde lumineuse

On appelle **intensité lumineuse** le flux d'énergie moyen associé à l'onde électromagnétique, c'est-à-dire l'énergie moyenne traversant par unité de temps une surface unité, perpendiculaire à la direction de propagation, soit :

$$I = \epsilon_0 c \langle E^2 \rangle = \epsilon_0 c \frac{1}{T_D} \int_0^{T_D} |\vec{E}|^2 dt \quad (22)$$

Où T_D est le temps d'intégration du détecteur relié à la bande passante BP du détecteur par $BP = \frac{1}{T_D}$
Pour les plus physicien d'entre vous, on parle de flux du vecteur de Poynting à travers une surface fermée.

Intensité d'une onde plane monochromatique en optique

La BP des meilleurs détecteurs est de l'ordre de quelques 100GHz alors qu'une onde optique oscille à une fréquence autour du THz. Le détecteur ne peut donc voir l'oscillation du champ, il ne peut en mesurer qu'une moyenne ! La valeur moyenne d'une onde plane sur une période de détection T_D grande devant la période d'oscillation T du champ étant $T_D/2$, on obtient :

$$I = \frac{1}{2} \varepsilon_0 c E_0^2 \quad (23)$$

Ainsi, la puissance moyenne transportée par une onde monochromatique est proportionnelle au carré de l'amplitude réelle, c'est-à-dire au carré du module de l'amplitude complexe. On utilisera :

$$I \propto \mathbf{E} \mathbf{E}^* = |\mathbf{E}_0|^2 \quad (24)$$

C'est l'expression que l'on utilisera pour calculer l'intensité lumineuse d'une onde.
Notez que l'intensité d'une onde monochromatique ne varie pas dans le temps !

2.1.2.7. Remarque sur les variables t et z et la constante ϕ

D'après l'expression (21), une onde plane s'écrit en toute généralité :

$$E(\vec{r}, t) = E_0 \mathbf{E}(\mathbf{x}, \mathbf{y}) \mathbf{E}(\mathbf{z}, \mathbf{t}) = E_0 e^{-(ik_x x + ik_y y)} e^{i\omega t} e^{-ik_z z} e^{-i\phi_0}$$

Dans toutes les expériences que nous mènerons :

- ϕ_0 est inconnue. De plus pour des raisons de cohérence, toutes les ondes proviendront de la même source \rightarrow **On choisit $\phi_0 = 0$**
- Le sens de propagation est suivant z , on peut placer notre expérience en $z=0$ sans perte de généralité \rightarrow **On choisit $z=0$**
- Nos expériences sont effectuées à l'instant t_0 , on peut effectuer notre expérience en $t=0$ sans perte de généralité \rightarrow **On choisit $t=0$**

Ainsi on pourra choisir sans perte de généralité : $e^{i\omega t} e^{-ik_z z} e^{-i\phi_0} = 1$

On peut également garder ces termes explicitement, lorsqu'on calculera l'intensité de l'onde avec l'expression (24), leur module sera de toutes les manières égal à 1 !

On peut donc écrire l'expression d'une onde plane dans le cas général :

$$E(\vec{r}, t) \Big|_{\substack{z=0 \\ t=0 \\ \phi_0=0}} = E_0 \mathbf{E}(\mathbf{x}, \mathbf{y}) = E_0 e^{-(ik_x x + ik_y y)} \quad (25)$$

2.1.2.8. Vitesse de phase

La vitesse de propagation de l'onde est la **vitesse avec laquelle les plans d'égale phase se déplacent**, d'où le nom de vitesse de phase. Dans l'expression du champ trouvée précédemment, la vitesse de phase est notée v_ϕ . Il est facile de voir que :

$$v_\phi = \frac{\omega}{k} = \frac{c}{n} \quad (26)$$

2.1.2.9. Lien entre onde plane et optique géométrique

Dans le cas d'une onde plane, le vecteur d'onde est unique. Il est par ailleurs, par définition¹², perpendiculaire à la surface d'onde, c'est-à-dire parallèle à la direction de propagation.

Un tel faisceau peut être représenté, en optique géométrique par une série de rayons parallèles, que l'on appelle également faisceau collimaté.

a) *Onde plane parallèle à Oz*

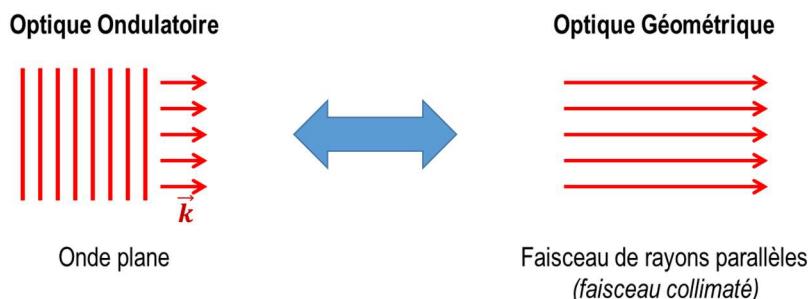


Figure 15. Onde plane // 0z : lien entre l'optique ondulatoire et l'optique géométrique

D'après l'expression (25) d'une onde plane, on peut écrire l'**expression d'une onde plane** // 0z :

$$E_{\text{Onde plane}}(x, y, z) \Big|_{\substack{\text{Incidence } \perp \\ z=0}} \propto e^{-i\vec{k}\vec{r}} = e^{-i(k_x x + k_y y + k_z z)} \propto \underbrace{\frac{1}{\sqrt{v_x v_y}}} _{\substack{\text{= 1} \\ \forall x, y}} (x, y) \quad (27)$$

b) Onde plane en incidencia obliqua

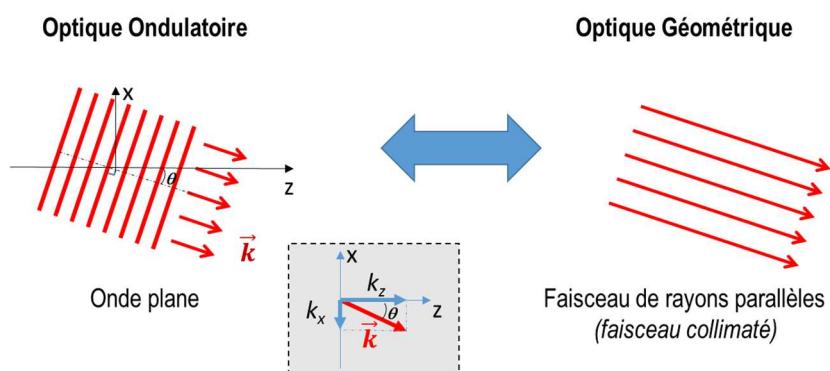


Figure 16. Onde plane en incidence oblique θ : lien entre l'optique ondulatoire et l'optique géométrique

D'après l'expression (21), on peut écrire l'expression d'une **onde plane en incidence oblique** :

¹² Le principe de Fermat qui est le principe de base de l'optique géométrique stipule que la trajectoire suivie par un rayon entre un point A et un point B est celle qui minimise le temps de trajet (donc le chemin optique). Ce principe permet de déduire l'équation différentielle de la trajectoire d'un rayon lumineux, dite équation « eikonale » (See, e.g., M. Born and E. Wolf, *Principles of Optics*, Cambridge University Press, 7th expanded and corrected ed. 2002.). De là, on peut démontrer que les rayons en optique géométrique sont \perp aux surfaces equiphasées en optique ondulatoire, donc // au vecteur d'onde. Le rayon est donc équivalent à $\langle \vec{n} \rangle$ où \vec{n} est le vecteur de Poynting.

$$\begin{aligned}
 E_{Onde\ plane}(x, y, z) & \Big|_{z=0} = e^{-i(k_x x + k_y y + k_z z)} = e^{-i(k_0 \cdot x \cdot \sin\theta + k_0 \cdot z \cdot \cos\theta)} \\
 & \propto e^{-ik_0 \cdot x \cdot \sin\theta} \\
 & \propto e^{-ik_0 \cdot x \cdot \theta} \quad \text{si } \theta \text{ petit (optique paraxiale)}
 \end{aligned} \tag{28}$$

Une onde plane en incidence oblique apparaît donc mathématiquement comme une onde plane // à Oz déphasée dans les directions x ou y.

Bon à savoir : Classification des radiations

Parmi toutes les ondes électromagnétiques existantes dans notre monde, seules des raisons de commodité technique ou d'usage font établir des divisions dans cet ensemble. Ces divisions sont basées sur les considérations suivantes :

- Aucun milieu n'est transparent pour toutes ces radiations.
- Il n'existe pas de source unique permettant d'obtenir l'intégralité du spectre électromagnétique avec une intensité suffisante, ni de détecteur capable de détecter toutes les fréquences simultanément du Hz à plus de 10^{20} Hz.

Mais une onde électromagnétique reste une onde électromagnétique, quelle que soit sa fréquence et se propage à la vitesse de la lumière dans le vide!

Le domaine du visible ne représente qu'une toute petite partie des longueurs d'onde possibles des ondes électromagnétiques, comme on peut le voir sur la Figure 17, de 0.4 à 0.8 μ m (400nm de bande passante !) soit, dans le domaine des fréquences, de $4.05 \cdot 10^{14}$ Hz à $7.5 \cdot 10^{14}$ Hz. Ces bornes sont en fait les limites de sensibilité de l'œil. Il faut l'accepter, nos yeux sont de bien mauvais détecteurs ! Pour l'opticien, le domaine de l'optique est un peu plus large puisqu'il englobe le domaine de l'ultraviolet et de l'infrarouge.

On parle de lumière monochromatique lorsque toutes les ondes constituant le rayonnement sont toutes de la même fréquence.

Remarque : Lien entre fréquence, longueur d'onde et couleur

On a vu dans l'équation (18) que fréquence et longueur d'onde dans le vide sont liées. La première correspond à une oscillation temporelle alors que la seconde à une oscillation spatiale. Cependant, la fréquence d'un rayonnement est indépendante du milieu qu'il traverse. Par contre, la longueur d'onde varie avec l'indice du milieu traversé (16).

En réalité, **les détecteurs sont sensibles à la moyenne de l'oscillation temporelle du champ et non à l'oscillation spatiale. Ils sont donc sensibles à la fréquence et non à la longueur d'onde.** A l'œil nu, par exemple, du bleu reste bleu quel que soit le milieu, donc quel que soit l'indice de réfraction! En fait, lorsque l'on fait **l'amalgame entre fréquence et longueur d'onde**, on sous-entend que l'on exprime cette dernière dans le vide !

La notion de **couleur** représente elle la perception subjective qu'a l'œil d'une ou plusieurs fréquences d'ondes lumineuses, avec une (ou des) amplitude(s) donnée(s). On assimile également souvent en optique couleur à longueur d'onde monochromatique de manière abusive. On utilisera parfois dans la suite de ce manuscrit ce raccourci en ayant toujours en tête cette remarque. On verra par exemple au chapitre « laser » que les LEDs Blanches n'ont pas toutes le même spectre lumineux (cf. §5.3.1.4)

La Figure 17 donne un aperçu des différentes radiations classifiées, de quelque kHz à 10^{20} Hz, de leurs longueurs d'onde associées (dans le vide) ainsi que de leur domaine d'utilisation.

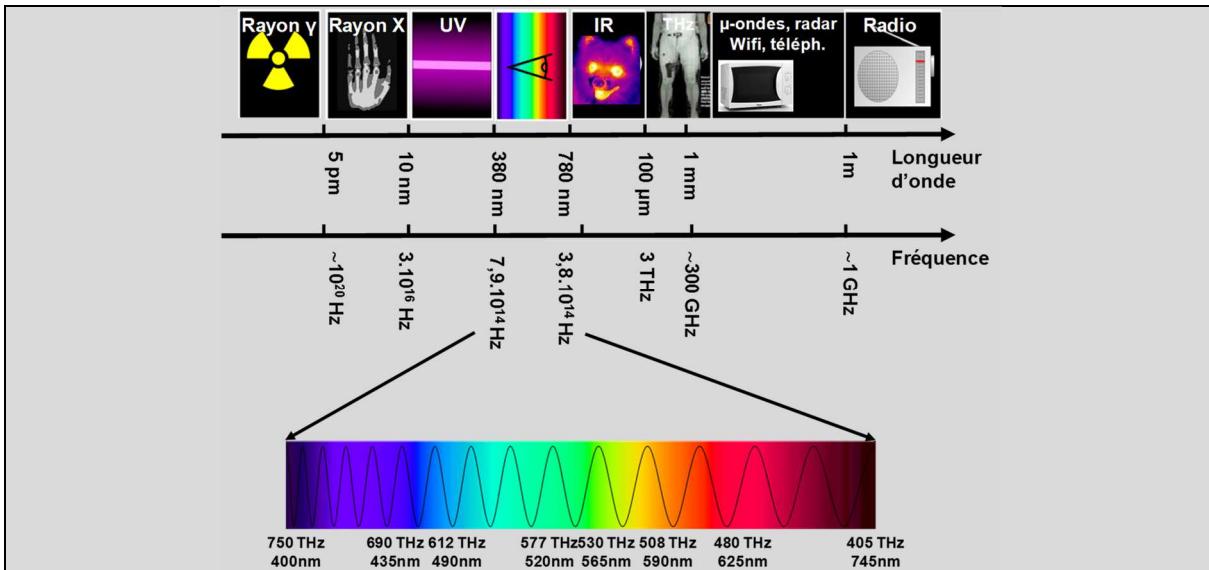


Figure 17. Classification des radiations. Les longueurs d'onde sont données dans le vide.

Dans le domaine des télécoms, les longueurs d'onde utilisées le plus couramment sont centrées dans le proche Infra-Rouge (Figure 18).

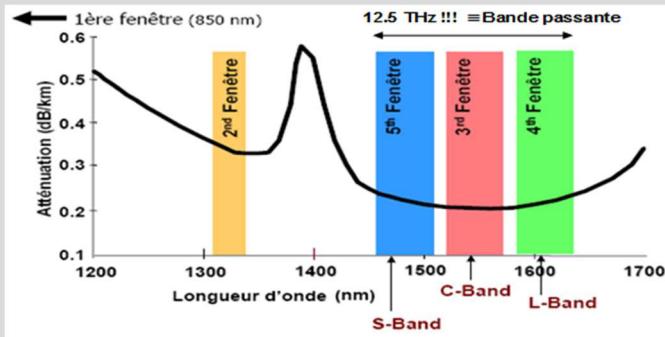


Figure 18. Longueurs d'onde utilisées dans les Télécoms pour les transmissions par fibre optique de silice (verre) en fonction de l'atténuation du verre (fibre optique)

Historiquement, c'est la longueur d'onde de $0,8\mu\text{m}$ qui a été utilisée la première (premières sources disponibles !).

Puis, pour des raisons de dépendance de l'indice de réfraction avec la longueur d'onde dans le verre (fibre optique), la deuxième fenêtre de télécom autour de $1,3\mu\text{m}$ a été préférée. Cette longueur d'onde correspond au zéro de dispersion (cf. §1.1.2.2) de la fibre standard au voisinage duquel toutes les longueurs d'onde se propagent à la même vitesse.

Enfin, depuis les années 80, c'est la fenêtre autour du minimum d'atténuation du verre qui est privilégiée autour de $1,55\mu\text{m}$. Cette fenêtre a été utilisable grâce à l'invention de l'amplificateur optique à fibre dopée à l'Erbiump, qui permet d'amplifier le signal optiquement sans repasser par l'électronique (cf. §5.3.2.6).

2.1.3. Ondes sphériques

2.1.3.1. Expression mathématique

Une onde sphérique est une onde provenant d'un point source¹³ (cf. Figure 19). Si le milieu est infini, homogène, isotrope et permanent, on se rend facilement compte que l'ensemble des points pour

¹³ Tout comme l'onde plane, l'onde sphérique parfaite n'existe pas puisqu'avec un point source infiniment fin, il faudrait une énergie infinie à l'origine.

lesquels l'onde a parcouru un chemin optique identique depuis la source (c'est-à-dire que la phase accumulée est identique) ne constituent plus une surface plane mais une surface sphérique !

Si on reprend l'équation de propagation et qu'on la résout, pour plus de commodité, en coordonnées sphériques avec **comme conditions aux limites l'existence d'un point source** et que l'on considère cette fois que la solution doit être mise sous la forme $E(r,t)$ (et non plus simplement $E(z,t)$) où la quantité $r = \sqrt{x^2 + y^2 + z^2}$ désigne la distance d'un point M considéré à une origine O , on peut trouver l'expression prise par une onde sphérique. La forme de l'onde est une fonction de type harmonique qui prend la forme :

$$E(r,t) = \frac{E_0}{r} \exp(i(\omega t - \vec{k} \cdot \vec{r} - \phi_0)) \quad (29)$$

On remarque cette fois que l'amplitude E_0/r varie en raison de l'inverse de la distance à la source. Ce résultat est dû à la conservation de l'énergie. Plus r augmente, plus l'énergie se répartit sur une surface importante. Les dimensions de E_0 sont cette fois en Volt. Si r tend vers 0, la surface d'intégration tend vers 0 et l'énergie reste finie.

Remarque :

Lorsque r augmente, la surface augmente proportionnellement à r^2 . Cependant, c'est bien en fonction de $1/r$ que l'amplitude évolue car $I \propto |E|^2$

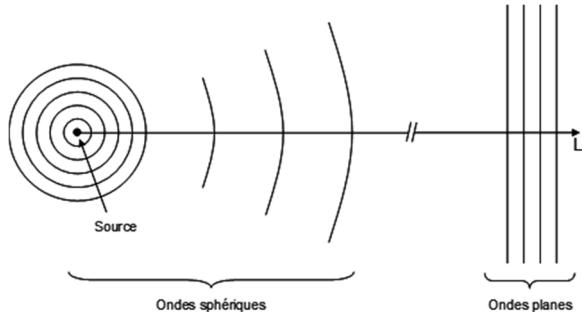


Figure 19. Représentation schématique d'une onde sphérique issue d'un point source.

Remarque :

Il est essentiel de souligner qu'une onde sphérique, si on la laisse se propager suffisamment loin (on appellera cet endroit l'infini !) et que l'on reste proche de l'axe (optique paraxiale), peut être assimilée à une onde plane (Figure 19).

2.1.3.2. Lien entre onde sphérique et optique géométrique

Encore une fois, un rayon en optique géométrique est \perp à la surface d'onde en optique ondulatoire.

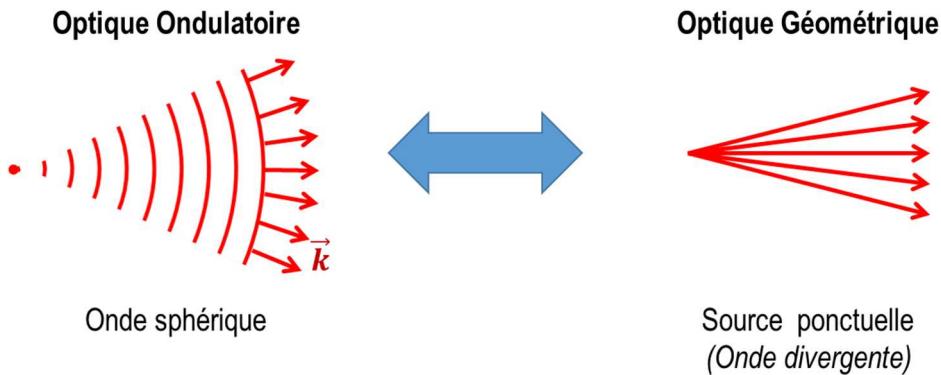


Figure 20. Onde sphérique : lien entre l'optique ondulatoire et l'optique géométrique

2.1.4. La lentille vue en optique géométrique et en optique ondulatoire

En optique ondulatoire, une lentille peut être vue comme un élément déphasant à symétrie de révolution, comme on peut le voir sur la figure ci-dessous (Figure 21). Le **chemin optique** suivant z diminue au fur et à mesure que l'on s'éloigne du centre puisque la longueur d'air augmente au détriment de celle de verre. Cela modifie la surface d'onde d'un faisceau incident.

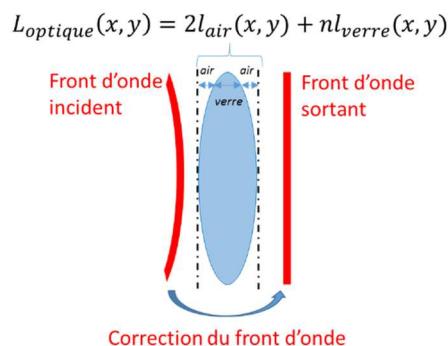


Figure 21. Illustration du chemin optique variable d'une lentille convergente et de la correction du front d'onde.
Si le point source est au foyer de la lentille, l'onde est plane en sortie

Ainsi, pour une lentille convergente, l'onde sphérique provenant d'un point source, au foyer de la lentille, sur l'axe optique ($x=y=0$), va voir sa surface d'onde sphérique se redresser pour se transformer en onde plane se propageant suivant $0z$.

Selon l'optique géométrique, on dira que le faisceau en sortie de lentille est collimaté, c'est-à-dire composé d'une succession de rayons parallèles (Figure 22).

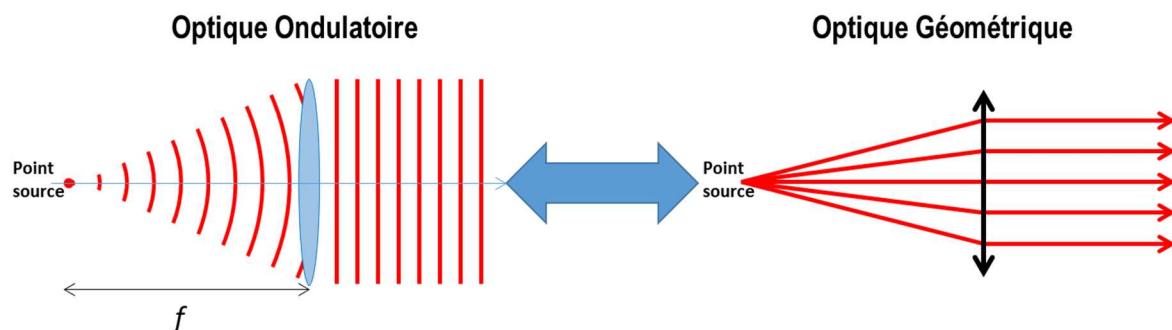


Figure 22. La lentille vue en optique géométrique (droite) ou en optique ondulatoire (gauche). Source ponctuelle dans le plan focal objet, sur l'axe optique.

Si cette fois, le point source est placé en dehors de l'axe optique, toujours dans le plan focal, en $x=x_0$, l'optique géométrique nous apprend que le faisceau collimaté en sortie de la lentille prend un angle θ (Figure 23), avec, dans les conditions d'optique paraxiale (angles petits) :

$$\theta \approx \tan\theta = \frac{x_0}{f} \quad (30)$$

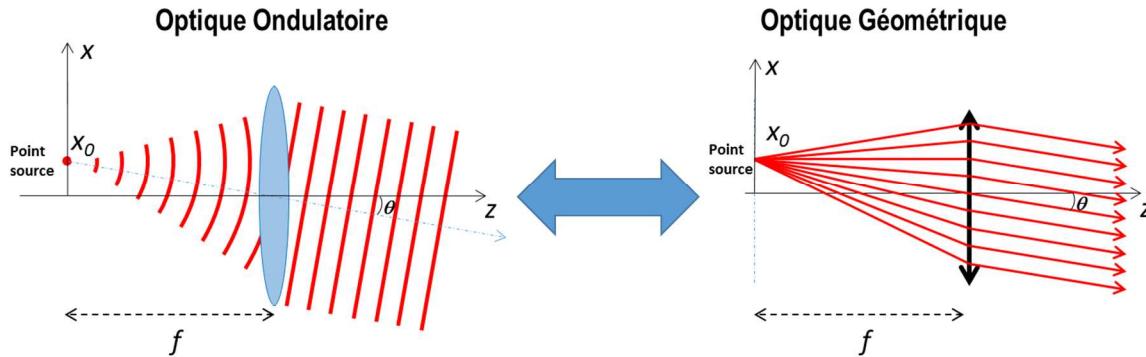


Figure 23. La lentille vue en optique géométrique (droite) ou en optique ondulatoire (gauche). Source ponctuelle dans le plan focal objet, en dehors de l'axe optique.

L'onde plane en sortie de la lentille convergente s'écrit comme (21) :

$$E(x, y, z) \propto e^{-i\vec{k}\vec{r}} \propto e^{-i(k_x x + k_y y + k_z z)} \propto e^{-i(-k_0 x \sin\theta + k_0 z \cos\theta)}$$

En plaçant l'origine en $z=0$:

$$E(x, y)|_{z=0} \propto e^{+ik_0 x \sin\theta} \approx e^{+ik_0 x \cdot \theta} = e^{+ik_0 x \cdot x_0 / f}$$

Une source ponctuelle placée dans le plan focal objet d'une lentille convergente en (x_0, y_0) , génère en sortie de la lentille une onde plane déphasée :

$$E(x, y)|_{z=0} \propto e^{+ik_0 \left(\frac{x \cdot x_0}{f} + y \cdot \frac{y_0}{f} \right)} = e^{+ik_0 (x \cdot \theta_x + y \cdot \theta_y)} \quad (31)$$

2.2. Expression d'une vibration lumineuse quasi-monochromatique

Maintenant que l'on dispose de l'expression mathématique d'une onde plane, on peut se demander quelles sont les fréquences disponibles dans un signal quelconque et si un outil mathématique pratique existe pour passer du domaine du temps au domaine des fréquences. Pour un signal périodique, vous connaissez cet outil, c'est la série de Fourier. On verra que pour un signal non périodique, cette outil s'appelle la Transformée de Fourier et nous sera très utile en diffraction.

2.2.1. [Rappel] Notion de Série de Fourier d'un signal périodique

2.2.1.1. Expression mathématique

Comme vous avez dû le voir par le passé, une série de Fourier permet d'analyser le « contenu fréquentiel » d'un signal (on parle aussi de « spectre de fréquences » d'un signal).

Le but n'est pas ici de regarder dans le détail les séries de Fourier mais simplement de rappeler quelques notions fondamentales.

L'idée est simple, elle consiste à dire que, sous certaines conditions de continuité et de dérivation, **tout signal périodique** de pulsation ω_0 (ou de fréquence $v_0 = \frac{\omega_0}{2\pi}$) peut s'écrire sous la forme d'une somme de cosinus et de sinus voire en une somme d'exponentielles, composée d'une composante fondamentale de fréquence v_0 (appelée composante fondamentale ou 1ère harmonique) et de différentes harmoniques de fréquences multiples $n v_0$:

$$f_{\text{périodique}}(t) = A_0 + \sum_{n=1}^{+\infty} A_n \cos(n\omega_0 t) + \sum_{n=1}^{+\infty} B_n \sin(n\omega_0 t) \quad (32)$$

- **Le coefficient A_0** est la valeur moyenne de $f(t)$ (B_0 n'existe pas, la valeur moyenne d'un signal impair étant nulle) :

$$A_0 = \langle f(t) \rangle = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) dt \quad (33)$$

- **Les coefficients A_n** se calculent avec la formule :

$$A_n = \frac{2}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) \cos(n\omega_0 t) dt \quad (34)$$

- **Les coefficients B_n** se calculent avec la formule :

$$B_n = \frac{2}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) \sin(n\omega_0 t) dt \quad (35)$$

Remarque :

On peut d'ores et déjà remarquer que les coefficients A_n et B_n ne dépendant que de la forme du signal sur une seule période !

On peut bien-sûr, pour plus de facilité, exprimer la série de Fourier à base d'exponentielles en manipulant les formules d'Euler. En effet, on a traité le cas des ondes sous forme de cosinus et sinus par souci de compréhension. On a omis le cas du cosinus déphasé qui peut s'exprimer encore plus simplement sous forme de somme d'exponentielles complexes. De fait, en toute généralité, **une vibration quelconque peut s'écrire comme la somme d'une infinité continue ou discrète de composantes oscillantes monochromatiques** :

$$f_{\text{Périodique}}(t) = A_0 + \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n e^{jn\omega_0 t} \quad (36)$$

- **Le coefficient A_0** est toujours la valeur moyenne de $f(t)$ (Eq. (33))
- **Les coefficient C_n** se calculent avec la formule :

$$C_n = \frac{1}{2} (A_n - jB_n) = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) e^{jn\omega_0 t} dt \quad (37)$$

2.2.1.2. Illustration sur un signal périodique de forme carrée

Pour illustrer la série de Fourier, analysons un signal périodique (Figure 24) :

- **Le signal à analyser est de forme carrée** (présenté sur la Figure 24-c en bleu).
- La figure a) représente le spectre en amplitude de la série de Fourier, c'est-à-dire l'amplitude A_n de chaque harmonique de fréquence $v_n = nv_0$ pris en compte dans la série de Fourier,
- La figure b) représente la superposition des différents harmoniques pris en compte,
- La figure c) représente la série de Fourier (courbe rouge), égale à la somme des différents harmoniques.

Dans notre cas, ce signal étant pair, les coefficients B_n sont nuls. Les coefficients A_n seront calculés avec la formule (34). Le signal étant centré autour de 0, la valeur moyenne du signal est nulle ($A_0=0$)

Dans un premier temps, nous ne présentons la série qu'avec la composante fondamentale de fréquence ν_0 d'amplitude $A_1 = 1,27$ (Figure 24). Comme on peut le voir, sa période est la même que le signal carré à approximer.

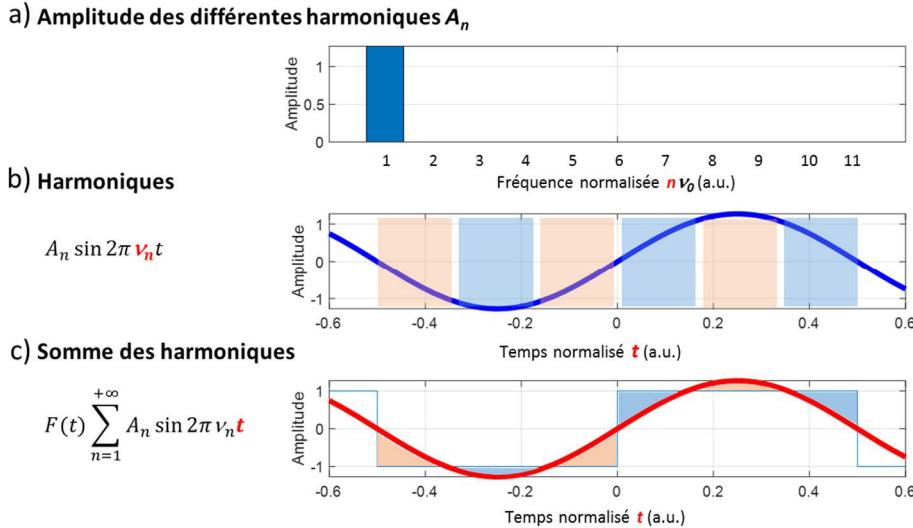


Figure 24. Illustration de la série de Fourier sur un signal carré : **Composante fondamentale ν_0 uniquement** (fréquence normalisée =1). a) Spectre en amplitude : $A_1 = 1,27$, b) Superposition des différents harmoniques. c) Signal carré (en bleu) et série de Fourier (en rouge).

Avec uniquement la composante fondamentale, on constate que l'ajustement est grossier. Son amplitude permet de représenter la variation du signal (contraste). Par contre, le signal résultant est parfois au-dessus du signal initial (zone rose, Figure 24-b&c) ou au-dessous (zones bleues) avec trois alternance sur la période (3 zones roses et 3 zones bleues). On voit donc que pour ajuster le signal plus précisément, il convient d'ajouter une harmonique de fréquence triple de l'harmonique fondamental qui va permettre d'ajouter le manque dans les zones en déficit et de retrancher le surplus dans les zones en excès.

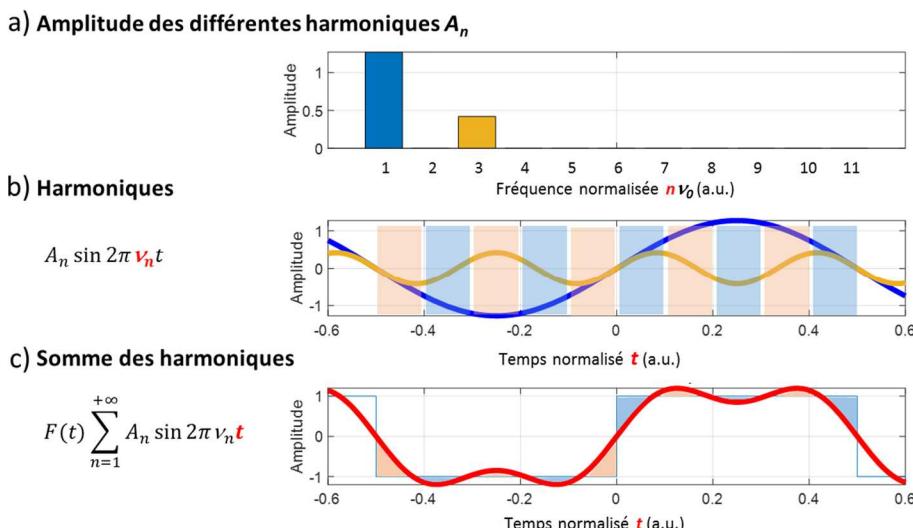


Figure 25. Illustration de la série de Fourier sur un signal carré : **Fréquence fondamentale ν_0 et harmonique $3\nu_0$** . a) Spectre en amplitude : $A_1 = 1,27$, $A_3 = 0,42$. b) Superposition des différents harmoniques. c) Signal carré (en bleu) et série de Fourier (en rouge).

Sur la Figure 25, on constate qu'avec l'ajout du troisième harmonique $3\nu_0$ ($A_3= 0,42$, en jaune), l'ajustement est meilleur (Figure 25-c-rouge).

On constate cependant une nouvelle fois des zones en excès et des zones en manque, cette fois à une fréquence $5\nu_0$. Il est donc nécessaire d'ajouter un harmonique de fréquence $5\nu_0$ d'amplitude A_5 . Le raisonnement peut se poursuivre à l'infini pour ajuster de plus en plus finement le signal.

La Figure 26 présente la série de Fourier pour un ajout d'harmonique jusqu'à $11\nu_0$.

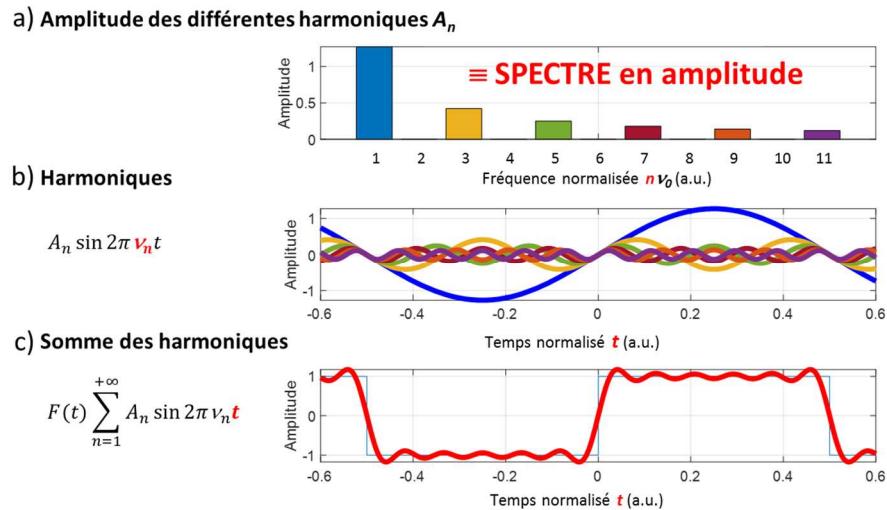


Figure 26. Illustration de la série de Fourier sur un signal carré : Fréquence fondamentale ν_0 et harmoniques $3\nu_0$, $5\nu_0$, $7\nu_0$, $9\nu_0$ et $11\nu_0$.

a) Spectre en amplitude : $A_1 = 1,27$, $A_3 = 0,42$, $A_5 = 0,25$, $A_7 = 0,18$, $A_9 = 0,14$, $A_{11}=0,12$. b) Superposition des différents harmoniques. c) Signal carré (en bleu) et série de Fourier (en rouge).

2.2.1.3. Ce qu'il faut retenir de la série de Fourier

Le coefficient A_0 représente la valeur moyenne du signal.

Les basses fréquences ne donnent qu'une idée grossière (« floue ») de la fonction créneau alors que les hautes fréquences permettent d'en préciser les contours. La composante fondamentale (ν_0 = périodicité du signal) avec sa grande amplitude permet de représenter la variation du signal (contraste)

Concernant les hautes fréquences, la reconstruction, par une gamme de plus en plus complètes d'ondes sinusoïdales de fréquences croissantes, aboutit ainsi à une représentation de plus en plus fidèle du signal. On verra qu'il en sera de même pour représenter, sur une image, les contours d'une zone de variation d'intensité de signal.

Dans le cas d'un signal périodique, le spectre qui représente les amplitudes des harmoniques en fonction de la fréquence est discret, c'est un **spectre de raies**.

D'un point de vue plus pratique, la Figure 27 illustre l'analyse spectrale d'un signal audio enregistré par un microphone (courbe bleue). Si le signal est périodique, le spectre dans l'espace fréquentiel est discret (spectre en vert). Une série de filtre sur l'égaliseur de votre chaîne HIFI permet alors d'amplifier ou de d'atténuer les différentes fréquences (basses ou aigues).

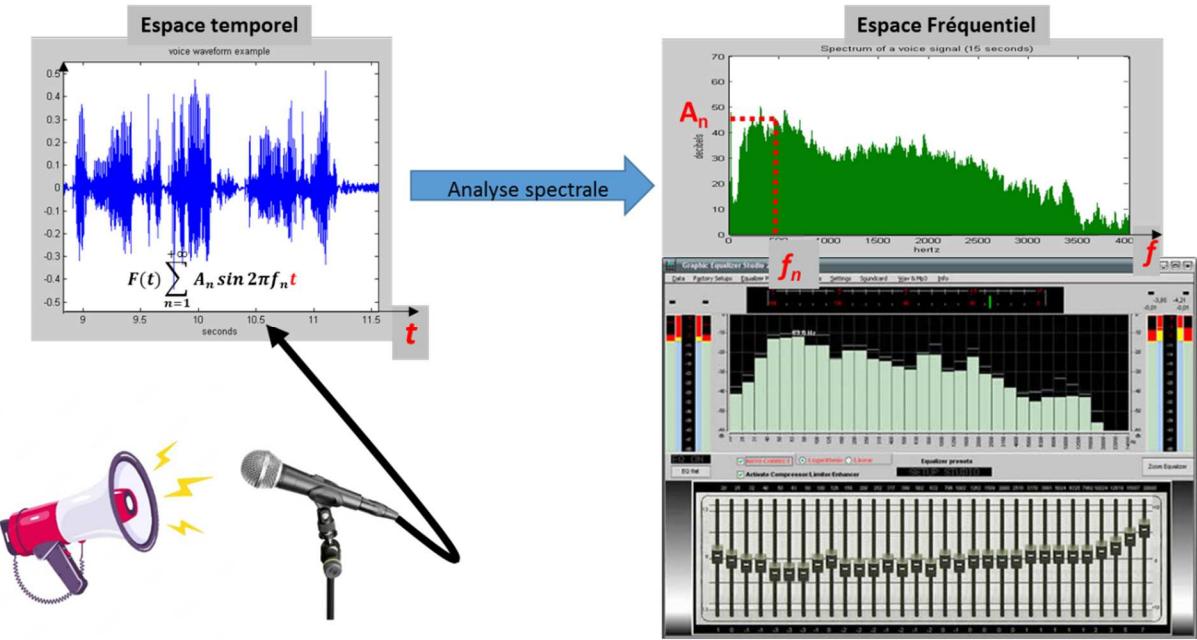


Figure 27. Illustration de l'analyse spectrale d'un signal audio

Remarque

Lorsque l'on décompose la série de Fourier en exponentielles, on voit apparaître des fréquences négatives. Celles-ci n'ont pas d'existence réelle mais elles doivent participer au calcul lors de la reconstruction du signal, nous en reparlerons plus tard.

2.2.2. De la Série de Fourier à la Transformée de Fourier

En pratique, le signal n'est pas toujours périodique. On vient de voir que dans le cas d'un signal périodique, la Série de Fourier est la somme de sinusoides de fréquences multiples de la fréquence fondamentale. **La Transformée de Fourier est un cas particulier de la Série de Fourier lorsque le signal n'est pas périodique. C'est naturel puisqu'on peut considérer qu'un signal non périodique est en fait périodique de période infinie !**

Etudions donc comment la série de Fourier se comporte quand la période du signal étudié tend vers l'infini.

2.2.2.1. Illustration pratique

Sur la Figure 28, on représente sur la colonne de gauche un signal périodique carré, dont le motif élémentaire garde une durée $t_0 = 1\text{ms}$ mais dont la période augmente ($T_0 \rightarrow +\infty$). Sur la droite, on observe la série de Fourier correspondante.

On constate clairement que si T_0 augmente :

- L'enveloppe des différents harmoniques reste inchangée. C'est normal puisque les expressions (34), (35) ou (37) montrent que les coefficients ne dépendent que du motif périodique (qui reste ici inchangé), comme le spécifiait déjà la 'remarque' encadrée §2.2.1.1. et l'expression des A_n , B_n ou C_n .
- La différence entre deux points de la série de Fourier est $\Delta\nu = (n+1)\nu_0 - n\nu_0 = \nu_0$. C'est tout simplement la fréquence fondamentale.

- La séparation entre les harmoniques devient donc de plus en plus petite. **Quand T_0 tend vers l'infini, on passe d'un spectre qui est seulement défini à quelques points (Spectre de raies) à un spectre composé d'une infinité d'harmoniques (Spectre continu).**

Ce spectre continu fournit donc toutes les fréquences disponibles dans le motif non périodique, comme le faisait la série de Fourier pour le signal périodique.

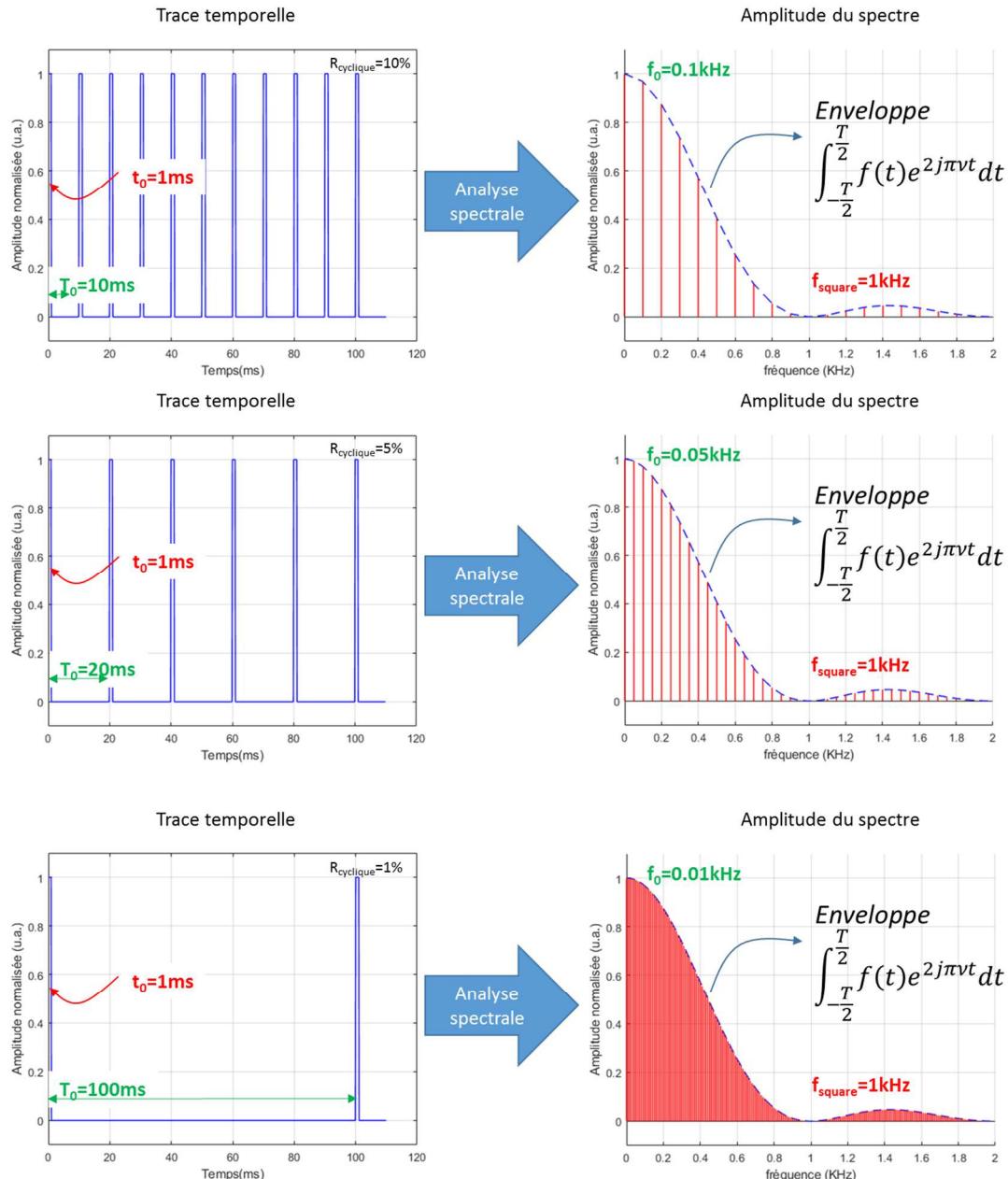


Figure 28. Etude de la série de Fourier d'un signal carré quand sa période tend vers l'infini (ici de $T_0 = 10\text{ms}$ à $T_0 = 100\text{ms}$) alors que la durée du créneau reste inchangée à $t_0 = 1\text{ms}$.

2.2.2.2. Mathématiquement

Nous avons établi dans le chapitre précédent que tout signal périodique physique peut s'écrire en notation complexe comme une somme d'harmoniques (éq. (36)) :

$$f_T(t) \propto \sum_{n=-\infty}^{+\infty} C_n e^{jn\omega t} \quad \text{avec} \quad \omega = 2\pi\nu = \frac{2\pi}{T}$$

où C_n est un ensemble discret de coefficients complexes donnés par (37) :

$$C_n = \frac{1}{2}(A_n - jB_n) = \frac{1}{T} \int_{t_0}^{t_0+T} f(t) e^{jn\omega t} dt \quad \text{avec } n \in \mathbb{Z}$$

Considérons dorénavant un **signal $f(t)$ non périodique**. Comme on vient de le dire, on peut toujours considérer que le signal représente un unique motif d'un signal périodique dont la période tendrait vers l'infini. En d'autres termes, on peut considérer que le signal est de fréquence $\nu \rightarrow 0$ et que les harmoniques balayent tout l'espace des réels; le spectre discret devenant alors continu. En effet, voyons comment cela se traduit mathématiquement.

D'après les relations précédentes, un signal périodique peut s'écrire en insérant (37) dans (36) :

$$f_T(t) \propto \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left[\underbrace{\nu}_{\frac{1}{T}} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t') e^{2j\pi n \nu t'} dt' \right] e^{2j\pi n \nu t}$$

Faisons tendre $T \rightarrow \infty$, c'est-à-dire $\nu \rightarrow 0$:

$$f(t) \propto \lim_{\nu \rightarrow 0} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \left[e^{2j\pi n \nu t} \int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t') e^{2j\pi n \nu t'} dt' \right] \nu$$

On reconnaît ici une intégrale au sens de Riemann, c'est-à-dire l'aire sous la courbe $f(t)$.

En d'autres termes, on a $\omega = 2\pi\nu = \frac{2\pi}{T}$. Lorsque $T \rightarrow \infty$:

- La séparation entre les harmoniques devient de plus en plus petite : $\Delta\nu \rightarrow d\nu$,
- On passe d'un spectre discret à un spectre continu,
- $n\nu_0 \rightarrow \nu$,
- Enfin, les coefficients C_n de la série de Fourier deviennent de plus en plus faibles : $C_n \rightarrow 0$. Cependant, le produit $C_n T$ ne devient pas nul. Il représente le spectre $\widehat{F}(\nu)$ qui est cette fois continu :

$$C_n T = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-j\omega t} dt = \widehat{F}(\nu) \quad (38)$$

Ainsi, un signal non périodique peut formellement s'écrire :

$$f(t) \propto \int_{-\infty}^{+\infty} e^{2j\pi \nu t} \left[\int_{-\frac{T}{2}}^{\frac{T}{2}} f(t') e^{2j\pi \nu t'} dt' \right] d\nu$$

TF de $f(t) = \widehat{F}(\nu)$

Cette équation représente la Transformée de Fourier de $f(t)$, c'est-à-dire la TF du motif élémentaire non périodique :

$$\widehat{F}(\nu) = \mathbf{TF}[f(t)] = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) e^{-2j\pi \nu t} dt$$

(39)

On a étendu les bornes de l'intégrale car $f(t)$ est considérée comme bornée.

La Transformée de Fourier inverse s'exprime comme :

$$f(t) = \mathbf{TF}^{-1}[\widehat{F}(\nu)] = \int_{-\infty}^{+\infty} \widehat{F}(\nu) e^{+2j\pi \nu t} d\nu$$

(40)

- En d'autres termes, un signal temporel non périodique est la somme continue d'harmoniques $e^{+2j\pi\nu t}$ de différentes fréquences dont les amplitudes respectives sont représentées par le spectre continu $\hat{F}(\nu)$.
- On peut aussi dire que tout signal temporel non périodique peut se décomposer sur une base d'onde plane de fréquence variable $e^{+2j\pi\nu t}$.

→ En résumé, faire la TF d'un signal, c'est se poser la question : « quelles sont les composantes fréquentielles disponibles dans ce signal et quelles sont leurs amplitudes respectives ». La TF joue le même rôle que les coefficients de Fourier C_n d'un signal périodique.

→ Pour obtenir le spectre d'une source, il suffit d'effectuer une Transformée de Fourier du signal analytique temporel.

→ Inversement, pour obtenir l'allure temporelle de la vibration, il suffit d'effectuer une Transformée de Fourier inverse du spectre fréquentiel en amplitude.

Remarque :

- Pour que la Transformée de Fourier existe, il faut que la fonction $f(t)$ converge (Condition nécessaire mais pas suffisante).
- Pour les fonctions qui ne convergent pas (une constante par exemple), une gymnastique mathématique est nécessaire, vous la verrez en cours de mathématique.
- Les TF peuvent exister dans d'autres domaines duals que le temps et la fréquence, c'est ce que nous verrons en diffraction

2.2.2.3. Notion d'espaces duals

Dans notre exemple, la TF permet de passer de l'espace des « temps » à l'espace des « fréquences ». On dit qu'il s'agit des deux espaces duals de la TF : temps et fréquence.

On verra qu'en diffraction, la TF nous permettra de passer de l'espace des « dimensions » à l'espace des vecteurs d'onde \vec{k} , donc des directions, que l'on appellera par analogie « fréquences angulaires ».

2.2.3. Quelques propriétés élémentaires de la TF

2.2.3.1. Intérêt de la TF

La transformée de Fourier, ou plus généralement l'analyse fréquentielle ou spectrale, est un outil fondamental pour la compréhension et la mise en œuvre de nombreuses techniques numériques de traitement des signaux et des images. On la trouve dans des applications directes comme l'analyse harmonique des vibrations et des signaux musicaux, mais aussi dans des domaines très variés. On peut citer toutes les applications où il est nécessaire de mettre en forme les signaux mesurés par des capteurs grâce à un filtrage. On l'utilise dans le codage à débit réduit de la **musique** et de la parole, la **reconnaissance vocale**, l'amélioration de la qualité des **images**, leur compression, les transmissions numériques, les nouveaux systèmes de radiodiffusion et de télédiffusion, dans les applications **biomédicales** (scanner, imagerie par résonance magnétique nucléaire), en **astronomie** (synthèse d'image par interférométrie), en modélisation de propagation d'ondes, en analyse spectrale pour l'étude de structures moléculaires ainsi qu'en cristallographie. Son extension (calculs sur les corps finis) est utilisée dans les méthodes de **correction d'erreurs en transmission numérique**. Elle intervient aussi dans les méthodes envisagées en informatique quantique pour la factorisation de nombres.

2.2.3.2. Linéarité

La TF d'une somme de deux fonctions est la somme de leur TF respective.

2.2.3.3. Changement d'échelle

Si on **dilate / contracte** les coordonnées dans l'espace direct (ce qui revient à multiplier par a la dimension temporelle), on observe **inversement** une **contraction / dilatation** de l'espace spectral et un changement de l'amplitude du spectre d'après :

$$TF[f(at)] = \frac{1}{|a|} F\left(\frac{\nu}{a}\right) \quad (41)$$

Cette propriété permet de déduire la transformée de Fourier de bon nombre de fonctions ou de distributions à partir de leur TF de base qui vous sont fournies dans un tableau en annexe. **C'est une propriété que l'on connaît finalement tous sans l'énoncer : chacun sait que plus la période d'un sinus est grande, plus sa fréquence est petite et vice et versa.**¹⁴

2.2.3.4. Translation ou déphasage

Une translation de la fonction $f(t)$ d'un temps τ se traduit un déphasage du spectre dans le domaine des fréquences :

$$TF[f(t - \tau)] = e^{-2i\pi\nu\tau} F[\nu] \quad (42)$$

Réciproquement, un déphasage de la fonction temporelle provoque une translation en fréquence du spectre.

2.2.3.5. Théorème de Parseval-Plancherel

Le théorème de Parseval-Plancherel exprime l'égalité suivante :

$$\int |f(t)|^2 dt = \int |\hat{F}(\nu)|^2 d\nu \quad (43)$$

Ces deux intégrales sont proportionnelles à l'énergie du signal contenue dans $f(t)$ ou $\hat{F}(\nu)$. Ceci traduit le fait que l'on peut mesurer la puissance dans les deux domaines et que l'on doit trouver la même valeur. Ceci explique le facteur $1/|a|$ dans l'expression du changement d'échelle (41), c'est en fait un facteur de conservation d'énergie.

¹⁴ Certains connaissent déjà cette propriété à travers l'**inégalité de Heisenberg**, affirmant qu'il existe une limite fondamentale à la précision avec laquelle il est possible de connaître simultanément deux propriétés physiques d'une même particule ; la position (x) et sa quantité de mouvement (p). Ce principe est une conséquence mathématique de la dualité onde-corpuscule de la matière et de la représentation des corpuscules sous forme de paquet d'onde selon une distribution de fréquences (un spectre) ou une distribution de positions dans l'espace. Le passage de l'un à l'autre se calcule par une transformée de Fourier.

L'intégrale du second membre de l'équation correspond à une décomposition en vibrations harmoniques. Elle exprime le fait que l'énergie totale est la somme des énergies de chacune des composantes. Cette relation a été utilisée pour la première fois par un physicien (Lord Rayleigh, 1889).

2.2.4. Quelques TF de distributions usuelles

Le but de cette partie n'est pas de faire un cours de math exhaustif, ceci sera fait par des professeurs de math de l'école bien plus rigoureux. Le but est seulement de donner quelques outils essentiels à la compréhension des TD et à la résolution de certains exercices. C'est plutôt le sens physique de ces outils mathématiques qu'il sera intéressant de mettre en évidence.

Notamment, la notion de distribution ne sera pas développée ici. Par contre, nous l'utiliserons dans différents cas, notamment la **porte** et la **distribution de Dirac** ou de **peigne de Diracs**. Il est surtout intéressant de noter que la définition de la transformée de Fourier peut s'étendre au cas des distributions.

2.2.4.1. Transformée de Fourier d'un signal rectangulaire : Distribution « porte »

La fonction porte est essentielle en théorie du signal. Elle permet par exemple d'effectuer des troncatures temporelles. En optique, elle nous permet de représenter des fentes, de limiter la taille des ouvertures, etc. La définition de la porte unité $\pi(x)$ est la suivante :

$$\pi(t) = \begin{cases} 1 & \text{si } |t| < \frac{1}{2} \\ 0 & \text{sinon} \end{cases} \quad (44)$$

La définition de $\pi_A(t)$, une porte de largeur A est :

$$\pi_A(t) = \pi\left(\frac{t}{A}\right) = \begin{cases} 1 & \text{si } |t| < \frac{A}{2} \\ 0 & \text{sinon} \end{cases} \quad (45)$$

D'après le tableau des TF en annexe 1, on a¹⁵ :

Temps	Fréquence
$\pi_A(t) = \pi\left(\frac{t}{A}\right) = \begin{cases} 1 & \text{si } t < \frac{A}{2} \\ 0 & \text{sinon} \end{cases}$	$A \frac{\sin \pi \nu A}{\pi \nu A} = ASinc(\pi \nu A)$

Le spectre d'un signal temporel de forme carrée, NON périodique, est une fonction en sinus cardinal, continue comme ci-dessous. Il correspond, comme nous l'avons dit précédemment, à l'enveloppe des harmoniques de la série de Fourier d'un signal périodique dont le motif est le même.

¹⁵ Ce calcul est simple, chacun pourra faire le calcul en utilisant l'équation (39) en intégrant sur la largeur du créneau

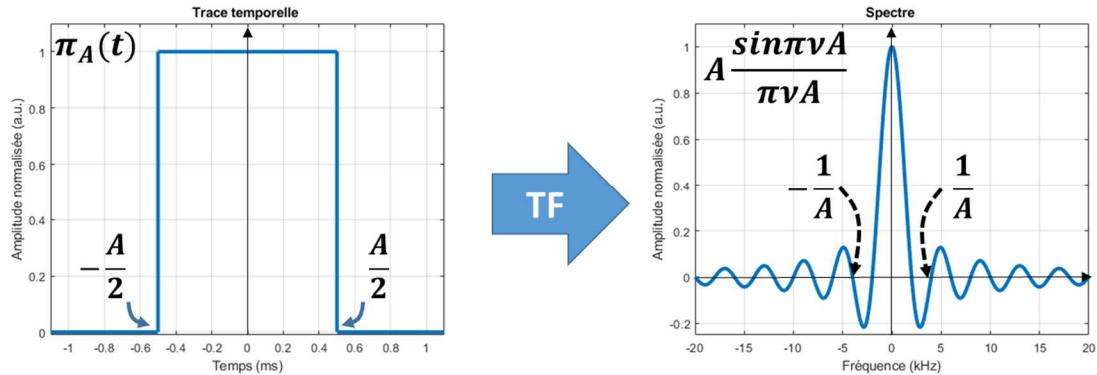


Figure 29. Transformée de Fourier d'une porte de largeur A.

2.2.4.2. Exemple intuitif : TF d'une fonction sinusoïdale infinie (onde monochromatique)

Si on reprend le cas d'une onde plane monochromatique vue au §2.1.2, **au sens temporel du terme**, représentable par un cosinus de durée infinie et si l'on se pose la question : « *dans un cosinus de période T_0 exprimé comme $\cos(2\pi t/T_0)$ temporellement infini, combien-y-a-t-il de fréquences ?* », l'étudiant répondra naturellement qu'il n'y en a qu'une seule et qu'elle vaut $\nu = 1/T_0$.

Il aura fait sans le savoir une **Transformée de Fourier du signal temporel qui permet de représenter toutes les fréquences disponibles dans un signal temporel**. On parle alors de **spectre fréquentiel en amplitude**. Il aura donc appliqué l'expression donnée dans le tableau de Fourier an Annexe 1 :

Temps	Fréquence	
$\cos(2\pi\nu_0 t)$	$\frac{1}{2} [\delta(\nu + \nu_0) + \delta(\nu - \nu_0)]$	(46)

où $\delta(\nu \pm \nu_0)$ représente une distribution de Dirac centrée en $\pm\nu_0$ comme illustré Figure 30 (la notion de Dirac sera explicitée au § suivant). $s(\nu)$ est le spectre en amplitude avec $S(\nu) = |s(\nu)|^2$ où $S(\nu)$ est la densité spectrale de puissance de l'onde.

Le spectre en amplitude d'une onde prenant la forme d'un cosinus de durée infinie est bien monochromatique, c'est-à-dire qu'il ne comprend qu'une et une seule fréquence (ou longueur d'onde).

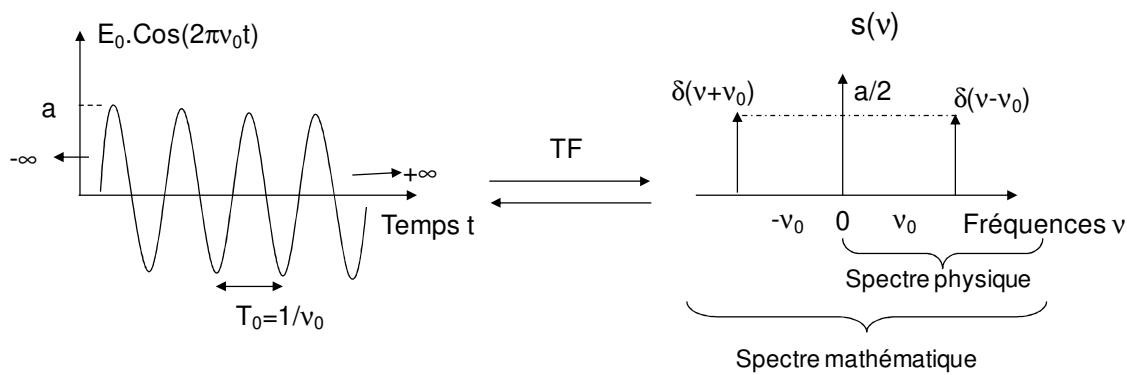


Figure 30. Transformée de Fourier d'une onde plane

Remarque sur la notion de fréquences négatives :

La notion de fréquence négative n'a pas de réalité physique. Elles apparaissent lorsque l'on utilise les mathématiques pour comprendre la physique !

En effet, lorsque l'on développe $\cos 2\pi\nu_0 t$ en exponentielles complexes, on voit apparaître des termes en $e^{2\pi\nu_0 t}$ et $e^{-2\pi\nu_0 t}$. On comprend à travers ces deux expressions que si $2\pi\nu_0$ est positif, alors, artificiellement, $-2\pi\nu_0$ devient négatif et revient à faire apparaître des fréquences négatives ! Cependant, bien que les mathématiques soient indispensables pour la compréhension de la physique, elles ne représentent pas toujours complètement la réalité expérimentale ! **Lors d'une interprétation physique, on n'oubliera pas de supprimer la partie négative du spectre.**

Ainsi, le spectre de la Figure 30 correspond bien à une source monochromatique (spectre physique) !

Vu autrement, on peut aussi dire que pour un signal réel, nous aurons nécessairement $s(\nu)=s^*(-\nu)$ et que l'on peut donc se restreindre aux fréquences positives pour analyser complètement un signal puisque toute l'information y est contenue.

Remarque :

Dans les calculs, à partir de maintenant, on représentera une vibration par son signal analytique $V(t)$. Si les opérations sur $V(t)$ sont linéaires, on fera les calculs avec $V(t)$ puis on prendra la partie réelle $V_r(t)$ à la fin des calculs pour en déduire la vibration réelle et pouvoir ainsi faire une interprétation physique du phénomène observé.

2.2.4.3. Distribution de Dirac

On vient d'utiliser la distribution de Dirac pour représenter une composante spectrale unique.

La distribution de Dirac $\delta(t)$ peut être définie comme une porte dont la largeur tendrait vers 0 tandis que sa hauteur tendrait vers l'infini de telle sorte que son aire, que l'on appelle également son poids, reste égale à 1 :

$$\delta(t) = \lim_{\varepsilon \rightarrow 0} \frac{1}{\varepsilon} \pi_\varepsilon(t) = \lim_{\varepsilon \rightarrow 0} \frac{1}{\varepsilon} \pi_\varepsilon \left(\frac{t}{\varepsilon} \right) \quad (47)$$

Cet objet mathématique représente en optique un point lumineux de taille négligeable dans le domaine spatial, une impulsion de lumière infiniment courte dans le domaine temporel ou encore une émission parfaitement monochromatique dans le domaine spectral. Ceci dit, on voit bien que le Dirac revêt un aspect purement théorique et n'a pas de sens physique. On sait bien qu'un trou infiniment fin ne laisse pas passer de lumière ! En optique, de surcroit, lorsque l'on fait tendre une porte vers une largeur nulle, sa transmittance ne tend pas vers l'infini mais garde la même valeur !

Ceci dit, on verra que lorsqu'on convolute un Dirac avec une fonction, c'est-à-dire en accord avec les lois de la physique (dérivable à dérivée continue), le résultat est physique. La convolution sera abordée au chapitre suivant.

Si on calcule la Transformée de Fourier, en accord avec la propriété de changement d'échelle énoncée au §2.2.3.3, son extension étant temporellement nulle, l'amplitude de son spectre sera au contraire infiniment étalée spectralement. D'où :

Temps	Fréquence
$\delta(t)$ = "delta de Dirac"	$1(\nu)$

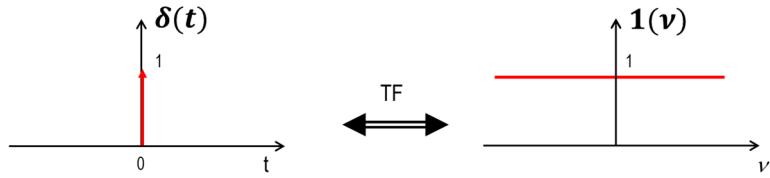


Figure 31. Transformée de Fourier une distribution Dirac centré en $t=0$ (impulsion temporelle infiniment courte)

De même, puisque translater dans le domaine principal revient à déphasier dans le domaine spectral (§2.2.3.4), la TF d'un Dirac positionné en $t=\tau$ sera :

$$TF[\delta(t - \tau)] = \underbrace{e^{2j\pi\nu\tau}}_{\text{Déphasage}} \quad (48)$$

Remarque

On n'oubliera pas la flèche sur le Dirac quand on le représente sur un graphe comme ci-dessus. Cela montre qu'on ne représente pas son amplitude (qui est infinie) mais son aire (ou son poids).

2.2.4.4. Distribution peigne de Dirac

Le peigne de Dirac est un ensemble d'impulsions de Dirac régulièrement espacées, d'expression analytique :

$$\omega_a(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - n\tau) \quad (49)$$

On verra dans le chapitre suivant que l'on utilise souvent cette distribution dans le cas de fonctions périodiques mais qu'elle n'a plus de sens physique qu'un Dirac seul.

On montre que le spectre d'un peigne de Dirac est également un peigne de Dirac dont le pas a changé:

$\omega_a(t) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - n\tau)$	$\frac{1}{\tau} \omega_1(\nu) = \frac{1}{L} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(\nu - \frac{n}{\tau})$
--	--

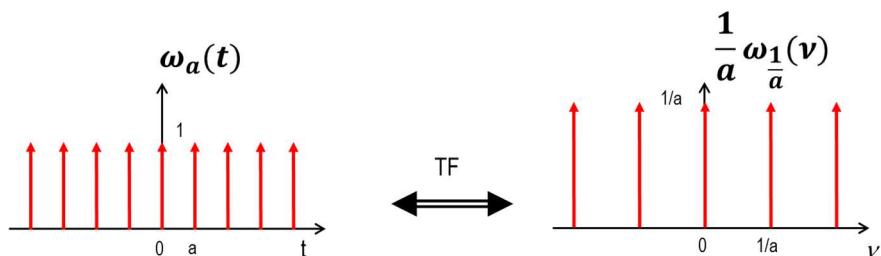


Figure 32. Transformée de Fourier une distribution peigne de Dirac.

Remarque

Le terme en $1/a$ devant les Diracs dans le domaine de Fourier peut être interprété comme un terme de conservation de l'énergie pour satisfaire au théorème de Parseval-Plancherel (§2.2.3.5).

2.2.4.5. Conséquence d'une troncature temporelle d'une onde monochromatique sur son spectre

Si une vibration temporellement infinie correspond à un spectre monochromatique par Transformée de Fourier, il n'y a aucune raison pour qu'en tronquant temporellement cette onde lumineuse, sa TF reste une distribution de Dirac !

Or, **le processus d'émission de lumière** fait que (sans entrer maintenant dans les détails on reparlera de cela dans le chapitre sur le laser), **les atomes n'émettent que pendant un temps limité τ** qui correspond à la durée de vie des états excités dans la théorie quantique et au coefficient d'amortissement dans la théorie classique. **Une onde n'est donc jamais infinie temporellement !**

La conséquence d'une troncature temporelle d'une onde due au processus d'émission de la lumière est donc que son spectre n'est plus monochromatique. Il contient d'autres fréquences que la fréquence centrale. En pratique, c'est plus ou moins le cas suivant le type de source mais c'est toujours le cas. **Il n'existe pas de source parfaitement monochromatique !**

Inversement, la conséquence du fait qu'une source ne soit jamais purement monochromatique est que les trains d'onde n'ont jamais une durée (ou une longueur) infinie (rien n'est d'ailleurs infini dans ce bas monde !).

3. Diffraction

« L'optique géométrique ne suffit pas ! »

Objectifs pédagogiques

- Formaliser une expérience de diffraction.
- Savoir prédire la figure de diffraction d'écrans diffractants divers (périodiques ou non).
- Savoir établir et interpréter certaines propriétés de la TF à partir de l'observation de la figure de diffraction.
- Savoir traiter (\approx filtrer) une image dans le domaine des fréquences (détramage, lissage, détection de contours).
- Identifier les phénomènes de diffraction dans la vie courante. Comprendre et calculer le pouvoir de résolution d'instruments d'optique (appareil photo, lecteur DVD...).

Lien avec les autres enseignements de l'école

- Math 1 : Analyse : Transformée de Fourier
- Oasis : traitement du signal
- Propagation et rayonnement : diffraction

La diffraction est une des manifestations flagrantes de la nature ondulatoire de la lumière. C'est un phénomène très facile à observer. Par exemple, en regardant un réverbère la nuit à travers le rideau d'une fenêtre, on voit autour du point lumineux central une croix, éventuellement colorée dont les bras sont perpendiculaires aux fils de la toile du rideau. Lors de son passage à travers les petits trous du tissu, la lumière est déviée par rapport à la propagation rectiligne prédicta par l'optique géométrique. Ceci n'est pas dû à la réfraction.

On peut également observer un phénomène de même nature à l'entrée d'un port (Figure 33) où les vagues provenant de la mer (\approx onde plane) se retrouvent limitées spatialement par l'entrée de ce dernier. On voit alors l'onde plane se transformer en première approximation en onde circulaire.



Figure 33. Diffraction d'une onde à la surface de l'eau

Des phénomènes analogues *d'éparpillement de la lumière* apparaissent dès qu'une onde lumineuse est spatialement limitée par un obstacle matériel. La répartition de la lumière dans l'espace, en dehors du chemin optique géométrique, dépend de la forme géométrique limitante (bord d'écran, fente rectangulaire, trou circulaire). Ce phénomène de diffraction joue un rôle décisif dans la formation des images puisque tout système d'optique limite irrémédiablement l'étendue de l'onde incidente à commencer par notre outil d'observation : l'œil.

Pour analyser cette répartition lumineuse, il faut résoudre les équations de Maxwell en introduisant les conditions aux limites imposées par l'obstacle¹⁶. C'est un problème mathématique très compliqué qui dépasse le cadre de ce cours. Cependant, une interprétation des phénomènes de diffraction, observés en premier par l'italien F. Grimaldi vers 1660, avait été fournie bien avant Maxwell par Huygens (1678) et Fresnel (1818). Cette interprétation repose sur le principe appelé en conséquence Huygens-Fresnel qui permet de décrire de façon relativement simple la presque totalité des problèmes de diffraction rencontrés en optique. C'est celle que nous adopterons.

Nous nous limiterons de plus à l'étude des répartitions d'intensité loin du diaphragme (où les ondes peuvent être considérées comme des ondes planes), domaine que l'on appelle « approximation de Fraunhofer ». Ce qui fera la principale différence avec vos études antérieures de la diffraction (pour ceux qui l'on abordée), c'est **l'introduction d'un outil mathématique puissant, la transformation de Fourier**, qui permet de réduire à quelques lignes les calculs historiquement longs et fastidieux en utilisant des résultats préétablis et également de faciliter très nettement la compréhension du phénomène observé.

¹⁶ Écran muni d'une ouverture qui ne laisse passer que certains rayons et limite donc l'étendue spatiale transverse de l'onde.

Les phénomènes de diffraction ne se limitent pas à l'optique mais sont observables dans de nombreux autres domaines où des ondes sont mis en jeu : ondes radiofréquences¹⁷ (ce chapitre sera utile dans le module « Rayonnement et Propagation » COM103) et acoustiques, rayons X, mais aussi ondes en mécanique ondulatoire associées aux différentes particules matérielles comme les électrons par exemple.

Ce chapitre nous permettra d'expliquer :

- *Pourquoi la réflexion d'une source ponctuelle sur un écran de téléphone portable ou la transmission de la lumière d'un lampadaire à travers un rideau de type voilage donne-t-elle une croix.*
- *Pourquoi le laser bleu est plus intéressant que le laser rouge dans les lecteurs DVD ou CD ou dans la gravure laser.*
- *Pourquoi les bons appareils photographiques ont-ils des objectifs de grand diamètre, tout comme les télescopes (traités en TD).*

3.1. Principe de Huygens Fresnel

3.1.1. Résolution par les équations de Maxwell

La résolution rigoureuse d'un problème de diffraction à partir de la théorie électromagnétique de la lumière est très fastidieuse (reprise de l'équation de propagation en tenant compte de la présence d'un écran) et n'apporte rien à la compréhension de la physique du phénomène. D'autant que nous nous placerons dans le cas d'une ouverture grande devant la longueur d'onde. Dans ce cas, on considère que l'écran n'apporte aucune perturbation autre que la suppression des parties masquées, c'est-à-dire que le champ électrique qui passe à travers l'écran est le même avec ou sans écran. Enfin, si tous les rayons sur l'écran de diffraction ont une inclinaison faible, les champs diffractés auront pratiquement la même direction, il n'est alors pas nécessaire de faire intervenir la direction du champ électrique et la vibration lumineuse peut être considérée comme une grandeur scalaire.

Le principe de Huygens-Fresnel est alors très efficace et la théorie scalaire dont il est le fondement apparaît encore à notre époque comme la théorie la plus puissante et la plus adaptée à la presque totalité des problèmes rencontrés en optique

3.1.2. Énoncé simplifié du principe

Ce principe a été posé avant qu'on ne connaisse la nature réelle de la lumière et les équations de Maxwell. Il consiste à considérer chaque point de l'espace indépendamment. Si un point M reçoit une onde d'amplitude $E(M, t)$, alors on peut considérer que ce point réemet lui-même une **onde sphérique** de même fréquence, même amplitude et même phase que l'onde incidente. Ainsi, tous les points d'une même surface éclairée par une même onde plane, c'est-à-dire spatialement corrélée et temporellement cohérente, réémettent des ondes **cohérentes entre elles**. En fait, au lieu de considérer que l'onde progresse de manière continue, on décompose sa progression en imaginant qu'elle progresse de proche en proche. **Chaque point de l'espace éclairé par une onde plane se comporte donc comme une source secondaire et réemet dans toutes les directions des ondes sphériques cohérentes entre elles (Figure 34).**

¹⁷ Dont la seule différence avec l'optique est la gamme de fréquence

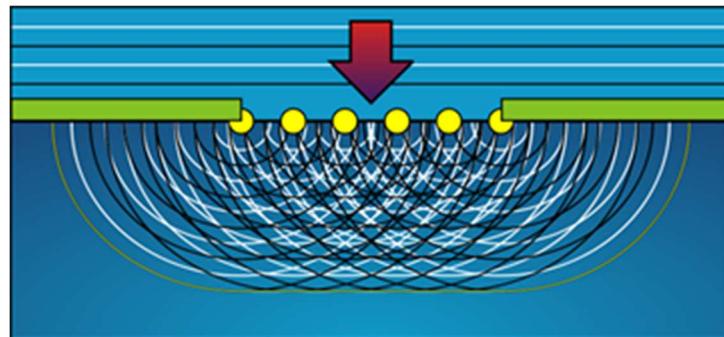


Figure 34. Principe de Huygens : sources secondaires

L'amplitude complexe de la vibration lumineuse en un point de l'espace P est la somme des amplitudes complexes des vibrations produites par toutes les sources secondaires. **Ces vibrations interfèrent puisqu'elles sont cohérentes¹⁸.**

3.1.3. Hypothèses de départ

Pour simplifier le problème, nous placerons notre analyse dans le cadre d'une illumination **monochromatique** dans un milieu **linéaire, isotrope, homogène et permanent**. Les équations de Maxwell étant linéaires, ce qui se passe pour un éclairage multi-chromatique est la somme en intensité de ce qui se passe à chaque longueur d'onde.

3.1.4. Etude intuitive de la diffraction

Prenons n sources ponctuelles émettant dans le plan (xOy) au sens de Huygens Fresnel, chacune ayant une amplitude t_n (Figure 35).

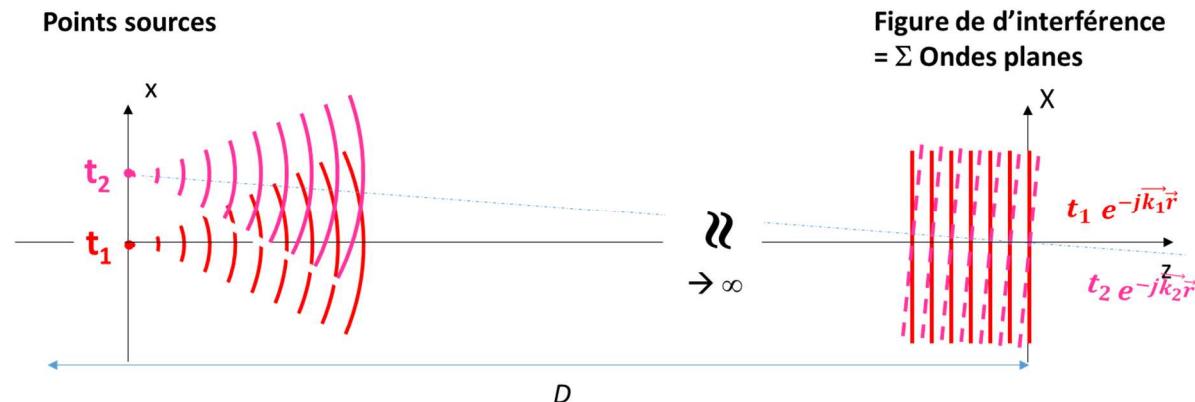


Figure 35. Etude intuitive de la diffraction de Fraunhofer

On place à une distance D un écran d'observation dans le plan (X, Y). Si D tend vers l'infini, les ondes sphériques émises par l'écran diffractant sont devenues des ondes planes ! Ainsi, sur l'écran, l'amplitude résultante $T(X)$ est la somme de toutes ces ondes :

¹⁸ On parle de cohérence entre deux ondes quand elles présentent entre elles une différence de phase stationnaire. Dans ce cas, les amplitudes complexes s'ajoutent mais non les intensités.

$$T(X) \propto \sum [t_1 e^{-j\vec{k}_1 \vec{r}} + t_2 e^{-j\vec{k}_2 \vec{r}} + \dots]$$

En réalité, il va se former sur l'écran une figure d'interférence, résultat de la superposition des différentes ondes et de leur déphasage relatif, variable selon le point d'observation sur l'écran. On va donc observer des zones de lumière et des zones d'obscurité. Vue la géométrie de l'expérience, on risque de retrouver dans la figure observée les mêmes symétries que l'objet diffractant.

Si la transmittance de l'écran suivant (Ox) est $t(x)$, éclairée par une onde plane, l'amplitude des points source diffractés est directement proportionnelle à $t(x)$. **On somme cette fois de façon continue des ondes planes** dans le plan d'observation (\equiv Intégrale de Riemann) :

$$T(X) \propto \int_{-\infty}^{+\infty} t(x) e^{-j\vec{k}\vec{r}} dx \quad (50)$$

Si on compare $T(X)$ à l'expression (39), on voit clairement que le **champ diffracté est proportionnel à la Transformée de Fourier de $t(x)$, c'est-à-dire la TF de l'écran diffractant !**

Quelques remarques notables :

- **Les variables duales de la TF** sont cette fois :
 - D'un côté l'espace (x, y) (variables d'intégration dans (50))
 - De l'autre une variable proportionnelle à \vec{k} , c'est-à-dire l'espace des directions ! On sent qu'on pourra sans problème se projeter dans l'espace de l'écran (X, Y) , nous en reparlerons par la suite.
- On décomposait dans le cas (39) les signaux temporels sur une base d'harmoniques $e^{+j\omega t}$. Ici, on voit que l'on décompose $t(x)$ sur une base d'ondes planes $e^{-j\vec{k}\vec{r}}$. La convention de signe étant inverse, la TF deviendra la TF⁻¹ et réciproquement, ce n'est qu'une histoire de convention.

Remarque

Lorsque la somme est continue, la figure d'interférence s'appelle une figure de diffraction ! Mais le phénomène est le même : regarder l'intensité résultante d'une superposition d'onde.

3.1.5. Etude formelle : Amplitude complexe diffractée en un point de l'espace

Pour connaître l'amplitude complexe de la vibration lumineuse en un point de l'espace, il suffit donc de sommer les amplitudes lumineuses complexes de toutes les ondelettes provenant de l'écran diffractant, avec leur phase accumulée propre depuis leur émission (écran diffractant) jusqu'au point considéré. Il s'agit donc, comme tout problème d'interférence, d'un problème géométrique de calcul de différence de marche comme le montre la Figure 36.

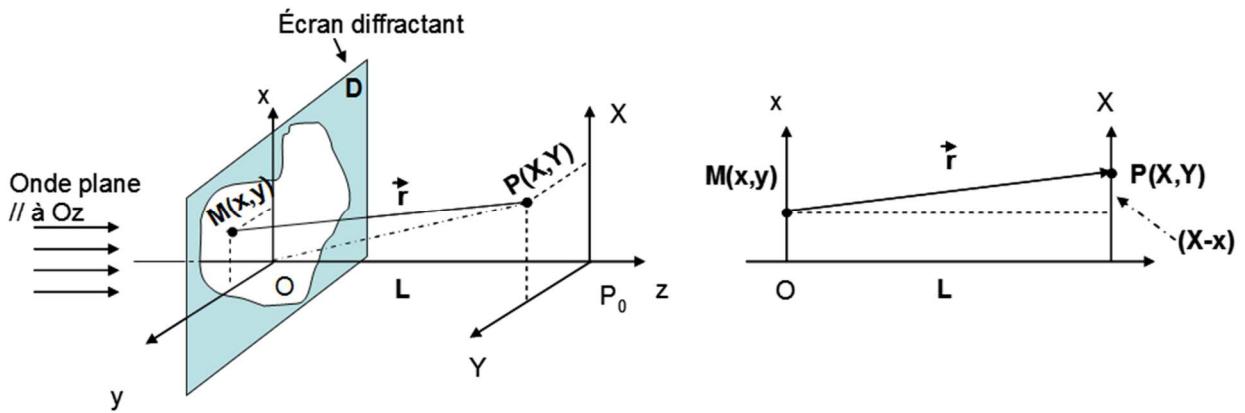


Figure 36. Diffraction d'une onde par un diaphragme plan.
A gauche, vue 3D. A droite, vue 2D ($Y = y = 0$).

Soit M , un point de coordonnées (x, y) de l'écran diffractant.

Soit P , un point de coordonnées (X, Y) dans le plan d'observation.

L'amplitude complexe de l'onde au point P , $U(P)$, est¹⁹ :

$$U(P) = \iint_{\text{Surface du diaphragme } D} \frac{U_0(M)}{\text{Amplitude complexe de l'onde au pt. } M} \frac{Q(M)}{\text{Facteur d'inclinaison}} \frac{e^{-i\vec{k}\cdot\vec{r}}}{r} ds \quad (51)$$

où ds est un petit élément de surface entourant M , $Q(M)$ est un facteur d'inclinaison qui dépend de l'angle (\vec{n}, \vec{MP}) (\vec{n} est le vecteur normal à D au point M), $\vec{r} = \vec{MP}$ et $k = \frac{2\pi}{\lambda}$ le vecteur d'onde, avec $\vec{k} \parallel \vec{r}$ (onde sphérique).

3.2. Cas particulier : Diffraction à l'infini par des diaph. plans

Pour un diaphragme plan et si P est très éloigné de la surface D mais proche de l'axe, on montre que $Q(M)$ est un facteur constant. On admettra qu'il vaut²⁰ :

$$Q(M) = \frac{1}{i\lambda} \quad (52)$$

D'où :

¹⁹ En réalité, la formule (51) est la formule dite de Fresnel-Kirchhoff dans le cas d'un diaphragme plan, obtenue à partir du théorème de Green et de l'équation de Helmotz : M. Françon, « Vibrations lumineuses, optique cohérente », Dunod Université, 4ième partie, Diffraction

²⁰ Ce facteur tient compte du fait qu'en toute rigueur la source ponctuelle n'est pas isotrope. Comme elle émet dans une direction privilégiée, on ajoute parfois un « facteur d'obliquité ». L'origine de ce facteur d'obliquité est à chercher dans la démonstration du principe de Huygens-Fresnel à partir de l'équation d'onde. i exprime le fait que l'onde secondaire est en quadrature de phase avec l'onde incidente. Comme ce facteur est commun à toutes les ondes secondaires, celles-ci restent cohérentes entre elles ! Le lecteur désireux d'approfondir ce sujet pourra se référer à l'ouvrage : GOODMAN J. W., *Introduction to Fourier optics*, 3ième édition, Roberts & Company Publishers, Greenwood village, 2005

$$U(P) = \frac{1}{i\lambda} \iint_{\substack{\text{Surface du} \\ \text{diaphragme} \\ D}} U_0(M) \frac{e^{-i\vec{k}\cdot\vec{r}}}{r} ds \quad (53)$$

Soit L la distance OP_0 . On a, comme on peut le comprendre facilement en regardant la Figure 36 droite (projection à 2D) :

$$r = \sqrt{L^2 + (X - x)^2 + (Y - y)^2} = L \sqrt{1 + \left(\frac{X - x}{L}\right)^2 + \left(\frac{Y - y}{L}\right)^2} \quad (54)$$

Selon certaines approximations, cette expression va plus ou moins se simplifier. C'est ce que l'on va étudier dans la suite de ce chapitre.

3.2.1. Approximation de Fresnel : diffraction à distance finie

L'approximation de Fresnel consiste à considérer l'ouverture diffractante D petite devant r et L ainsi que les angles petits (étude du phénomène proche de l'axe optique Oz).

→ **Première conséquence :** $X - x \ll L$ et $Y - y \ll L$

On peut donc faire un développement limité de r au premier ordre²¹ :

$$r = L + \frac{(X - x)^2}{2L} + \frac{(Y - y)^2}{2L} \quad (55)$$

→ **Deuxième conséquence :**

Dans l'expression (53) de $U(P)$, r peut être remplacé par L au dénominateur en considérant que la décroissance de l'amplitude de chaque onde sphérique est uniforme.

Ainsi, on peut réécrire (53) dans le cas de la diffraction de Fresnel :

$$\begin{aligned} U(P) &= \frac{1}{i\lambda} \iint_{\substack{\text{Surface du} \\ \text{diaphragme} \\ D}} U_0(M) \frac{e^{-ik\left(L+\frac{(X-x)^2}{2L}+\frac{(Y-y)^2}{2L}\right)}}{L} dx dy \\ &= \frac{1}{i\lambda} \frac{e^{-ikL}}{L} \iint_{\substack{\text{Surface du} \\ \text{diaphragme} \\ D}} U_0(M) e^{-\frac{ik}{2L}(X-x)^2-(Y-y)^2} dx dy \end{aligned} \quad (56)$$

Cette expression peut s'écrire en développant $(X - x)^2$ et $(Y - y)^2$

²¹ Quand x est petit : $(1 + x)^\alpha = 1 + \alpha x$

$$U(P) = \frac{1}{i\lambda} \frac{e^{-ikL}}{L} e^{-\frac{ik}{2L}(X^2+Y^2)} \iint_{\substack{\text{Surface du} \\ \text{diaphragme} \\ D}} U_0(M) e^{-\frac{ik}{2L}(x^2+y^2)} e^{+\frac{ik}{L}(Xx+Yy)} dx dy \quad (57)$$

Au point M , $U_0(M)$ représente l'amplitude du champ transmis par l'écran diffractant D . Pour l'instant, les bornes de l'intégrale se limitent à la surface du diaphragme laissant passer la lumière. On peut réécrire cette équation en remplaçant $U_0(M)$ par l'expression du champ incident $E_{incident}$ modifiée par $t(x, y)$, une fonction qui représente la transmittance de l'objet de diffraction et qui est identiquement nulle en dehors de l'ouverture D .

$$\boxed{U_0(x, y) = E_{incident}(x, y)t(x, y)} \quad (58)$$

avec

$$E_{incident}(x, y) = A_0(x, y)e^{-i\phi_0(x, y)} \quad (59)$$

avec $A_0(x, y)$ l'amplitude de l'onde incidente et $\phi_0(x, y)$ sa phase que l'on a apprise à exprimer au §2.1.2.4.

On peut alors étendre les bornes de l'intégrale de $-\infty$ et $+\infty$ puisque $t(x, y)$ est identiquement nulle en dehors de D , et réécrire (57). Dans l'approximation de Fresnel, l'amplitude diffractée s'écrit donc :

$$U(P) = \frac{1}{i\lambda} \frac{e^{-ikL}}{L} e^{-\frac{ik}{2L}(X^2+Y^2)} \iint_{-\infty}^{+\infty} E_{incident}(x, y)t(x, y) e^{-\frac{ik}{2L}(x^2+y^2)} e^{+\frac{ik}{L}(Xx+Yy)} dx dy \quad (60)$$

3.2.2. Approximation de Fraunhofer : diffraction à l'infini

On considère que l'on regarde cette fois le phénomène de diffraction à l'infini, ce que l'on fera à partir de maintenant dans le reste du module. On peut donc considérer que :

$$L \gg \frac{2\pi}{\lambda} \left(\frac{x^2+y^2}{2} \right) \text{ soit } e^{-\frac{ik}{2L}(x^2+y^2)} \approx 1 \quad (61)$$

Ainsi (60) devient, si on écrit la répartition du champ T à l'infini, quelques soient X et Y :

$$U(P) = \frac{1}{i\lambda} \frac{e^{-ikL}}{L} e^{-\frac{ik}{2L}(X^2+Y^2)} \iint_{-\infty \text{ à } +\infty} E_{incident}(x, y)t(x, y) e^{+\frac{ik}{L}(Xx+Yy)} dx dy \quad (62)$$

On constate que l'intégrale prend la forme d'une TF à condition de poser le changement de variables suivant :

$$\boxed{u = \frac{x}{\lambda L} \text{ et } v = \frac{y}{\lambda L}} \quad (63)$$

u et v seront appelées fréquences spatiales ou angulaires.

D'où :

$$U(P) = \frac{1}{i\lambda} \underbrace{\frac{e^{-ikL}}{L} e^{-\frac{ik}{2L}(X^2+Y^2)}}_{\substack{\text{Terme de phase} \\ \rightarrow \text{invisible en intensité}}} \iint_{-\infty \text{ à } +\infty} E_{incident}(x, y) t(x, y) e^{+2i\pi(ux+vy)} dx dy \quad (64)$$

Soit, après simplification des termes invisibles en intensité :

$$U(u, v) \propto \iint_{-\infty \text{ à } +\infty} E_{incident}(x, y) t(x, y) e^{-2i\pi(ux+vy)} dx dy \quad (65)$$

On reconnaît alors une transformée de Fourier²² à deux dimensions comme vu eq.(39):

$$T(u, v) \propto TF[E_{incident}(x, y)t(x, y)] \quad (66)$$

Ainsi, dans l'approximation de Fraunhofer (à l'infini), la diffraction (ou la répartition du champ complexe) correspond à la TF du champ après l'écran diffractant. La TF s'effectue du domaine de l'espace (x,y) au domaine des fréquences spatiales (u,v), les deux espaces duals de cette TF.

Remarque :

La dépendance en z et t de l'onde incidente n'apparaît pas dans l'expression (66). En réalité, elle existe mais a été omise pour alléger les notations. En effet, ne dépendant ni de x ni de y, elle intervient en facteur dans toutes les équations et n'influence donc pas l'intensité observée (terme de phase).

3.2.3. Relation entre fréquences spatiales (u,v) et angles d'inclinaison (θ_x, θ_y) (θ_X, θ_Y)

On constate d'après (65) que les variables duales de la TF sont cette fois :

- (x,y) côté écran diffractant,
- (u,v) côté écran d'observation

u et v sont appelées fréquences angulaires ou spatiales. Si on regarde la Figure 37, et que l'on considère, dans l'approximation de Fraunhofer, que les angles sont petits, on peut écrire :

$$\tan\theta_X = \frac{x}{L} \approx \theta_X \quad \text{et} \quad \tan\theta_Y = \frac{y}{L} \approx \theta_Y \quad (67)$$

²² La convention utilisée pour définir la transformation de Fourier (et donc aussi son inverse), c'est-à-dire la convention utilisées dans l'équation (65), n'est pas universelle. En feuilletant différents livres, vous trouverez plusieurs autres conventions. Chacune de ces conventions présente des avantages qui peuvent conduire à la préférer. Une fois les formules de Fourier écrites, il est impératif de continuer à travailler de manière cohérente. Dans la suite de ce cours, nous travaillons avec la formule (65). Dans le cas d'un autre choix, certains facteurs numériques peuvent différer.

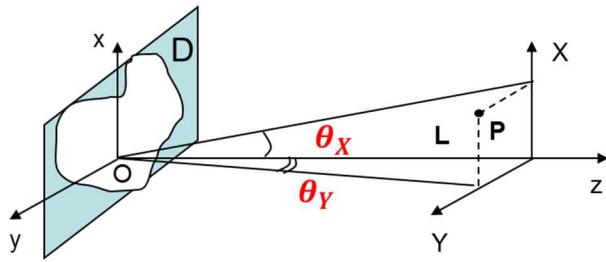


Figure 37. Lien entre angles et fréquence angulaires

Si on reprend les expressions de u et v (63), on peut écrire :

$$u = \frac{\theta_X}{\lambda} \text{ et } v = \frac{\theta_Y}{\lambda} \quad (68)$$

On peut donc interpréter la notion de fréquence spatiale comme un angle dépendant de la longueur d'onde, d'où l'expression de « fréquences spatiales ou angulaires ». Plus la fréquence spatiale est élevée, plus l'angle est important. La dépendance en longueur d'onde est la raison pour laquelle on observe des irisations dans les phénomènes de diffraction : lorsque l'on éclaire un écran diffractant par de la lumière blanche, la position des maxima d'intensité dans la figure de diffraction dépend de λ . Nous reverrons cela en TD.

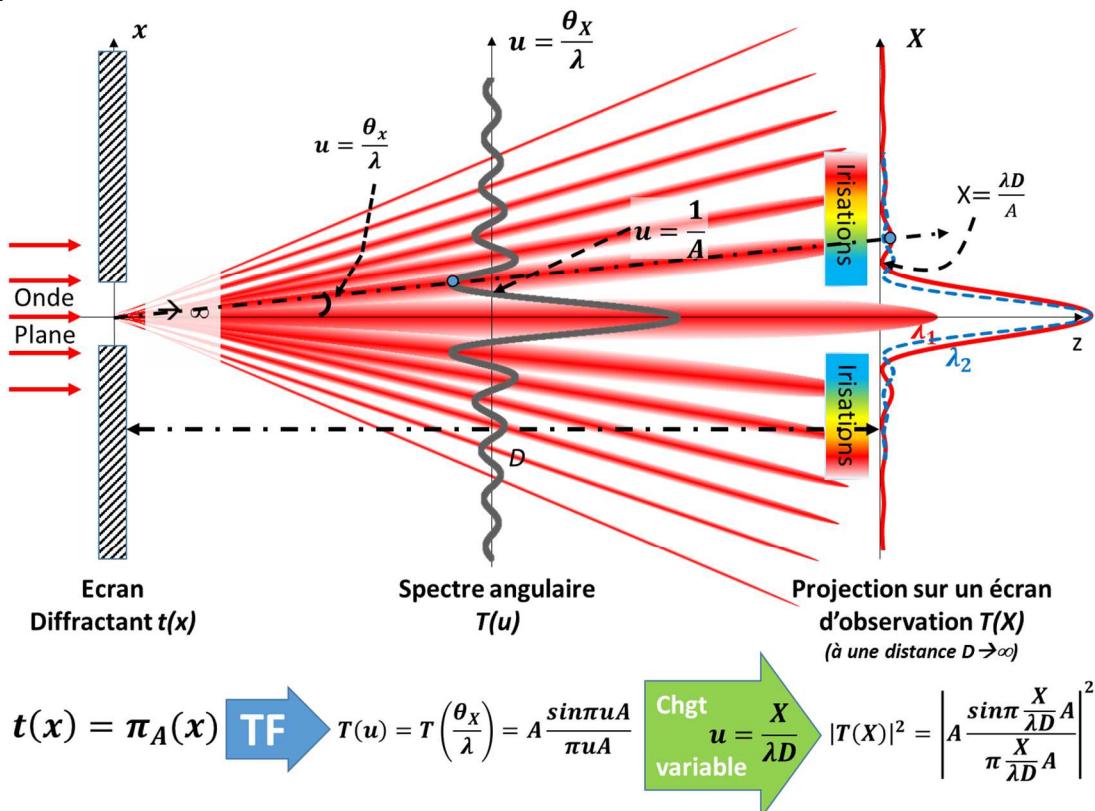


Figure 38. Illustration de la diffraction de Fraunhofer d'une ouverture carrée éclairée par une onde plane

La Figure 38 résume une expérience de diffraction dans les conditions de Fraunhofer :

- $t(x,y)$ est l'amplitude de l'onde en sortie de l'écran diffractant (éclairé par une onde plane // Oz)
- La TF de $t(x,y)$ permet d'obtenir l'expression du champ diffracté à l'infini, mais nous place dans des variables « fréquences angulaires » (u,v) donc dans des dimensions angulaires !

- Ainsi, $T(u,v)$ est le spectre angulaire. C'est l'amplitude du champ diffracté en fonction de l'angle (et de la longueur d'onde). Il nous donne donc l'amplitude diffractée dans chaque direction! On peut écrire :

$$T(u, v) = T\left(\frac{X}{\lambda D}, \frac{Y}{\lambda D}\right) = T\left(\frac{\theta_x}{\lambda}, \frac{\theta_y}{\lambda}\right)$$

- Si on veut connaître la taille de l'image projetée sur un écran, à une distance D, il suffit de poser le changement de variable (68) pour déduire $T(X, Y)$

3.2.4. Expression de la transmittance $t(x,y)$

Nous avons raisonné jusqu'à présent en supposant que la phase accumulée est la même en tout point de l'écran diffractant. On peut généraliser en supposant qu'il y a à la fois des variations **d'amplitude et de phase**! Ces variations peuvent être produites en plaçant dans le plan de l'écran une lame de verre dont l'absorption et l'épaisseur sont variables :

- Les variations d'absorption produisent des variations d'amplitude $t_D(x, y)$
- Les variations d'épaisseur ou d'indice de réfraction produisent des variations de phase $\phi_D(x, y)$.

D'une manière générale, la transmittance de l'objet devra être identiquement nulle en dehors de D et devra représenter ces variations. On écrira donc $t(x, y)$ sous la forme :

$$t(x, y) = t_D(x, y)e^{-i\phi_D(x, y)} \quad (69)$$

3.2.5. Expression du champ en sortie de l'écran diffractant.

On a vu qu'à l'infini, la répartition du champ correspond à la TF de l'amplitude champ après le filtre, c'est-à-dire du **produit du champ incident par la transmittance**.

3.2.5.1. Cas d'un champ quelconque éclairant l'écran diffractant

Dans le cas général, on écrira donc, d'après (59) et (66) et (69) et si $z=0$ au niveau de l'écran diffractant :

$$\begin{aligned} T(u, v) &\propto TF[E_{incident}(x, y)t(x, y)] \\ &\propto TF[A_0(x, y)e^{-i\phi_0(x, y)}t_D(x, y)e^{-i\phi_D(x, y)}] \end{aligned} \quad (70)$$

3.2.5.2. Cas d'une onde plane se propageant parallèlement à l'axe Oz éclairant l'écran diffractant

Comme on l'a vu précédemment, la répartition transverse du champ d'une onde plane est constante. On peut donc écrire le champ incident comme :

$$E_{incident}(x, y, z, t) = E_0|_{\substack{z=0 \\ t=0}} \quad (71)$$

On a pris $z=0$ au niveau de l'écran diffractant et on s'est placé en $t=0$, sans perte de généralité puisque la TF ne dépend ni de z , ni de t !

Ainsi, à l'infini, on peut écrire

$$T(u, v) \propto E_0 \text{TF}[t_D(x, y)e^{-i\phi_D(x, y)}] \quad (72)$$

Dans le cas d'un écran diffractant éclairé par une onde plane parallèle à l'axe Oz, l'amplitude complexe de l'onde diffractée à l'infini est proportionnelle à la TF de la transmittance de l'écran diffractant.

On verra en TD que cette propriété permet de réduire énormément les calculs.

3.2.6. Où se trouve l'infini ?

Lorsque z est suffisamment grand, on peut admettre que

$$e^{-i\pi \frac{(x^2+y^2)}{\lambda L}} \approx 1 - i\pi \frac{(x^2 + y^2)}{\lambda L} \quad (73)$$

Voyons à quelle distance le terme de phase quadratique négligé dans l'équation (61) est 100 fois plus petit que 1 (critère arbitraire).

On veut :

$$\pi \frac{(x^2+y^2)}{\lambda L} < 0,01 \text{ soit } L > 100\pi \frac{(x^2+y^2)}{\lambda} \quad (74)$$

→ Pour une ouverture de $100\mu\text{m}$ de diamètre, à $\lambda=0,6\mu\text{m}$:

$$(x^2 + y^2) = r^2 = 0,25 \cdot 10^{-8} \text{ m}^2 \text{ soit } z > 1,3 \text{ m}$$

→ Pour une ouverture de 1cm de diamètre, à $\lambda=0,6\mu\text{m}$:

$$(x^2 + y^2) = r^2 = 2,5 \cdot 10^{-5} \text{ m}^2 \text{ soit } z > 13 \text{ 000 m}$$

Observer de la diffraction sur des ouvertures micrométriques est finalement assez simple, l'infini est relativement proche ! Par contre pour un objet centimétrique, il est probable qu'à 13km , il ne reste plus beaucoup d'énergie pour observer le phénomène !

3.3. Diffraction par une lentille

3.3.1. Etude intuitive #1 : La lentille, une Transformée de Fourier

Comme nous l'avons vu Figure 23, une source ponctuelle placée au foyer objet d'une lentille génère en sortie une onde plane déphasée dont l'expression est donnée par (31). C'est ce qu'illustre la Figure 39.

$$T(X) \propto \sum \left[t_1 1(x) + t_2 e^{-j \frac{2\pi}{\lambda} X \cdot \theta_{x_2}} + \dots \right] = \sum \left[t_1 1(x) + t_2 e^{-j \frac{2\pi}{\lambda} X \cdot \frac{x_2}{f}} + \dots \right]$$

Si la transmission de l'écran diffractant en (x,y) est $t(x)$, on somme cette fois de façon continue des ondes planes, comme pour la diffraction à l'infini :

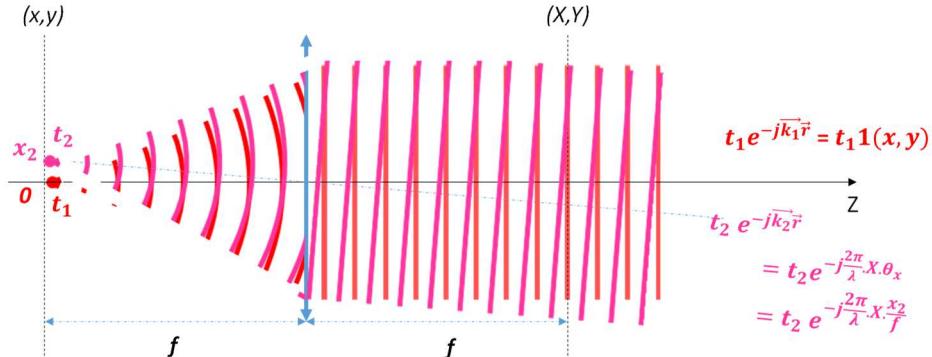


Figure 39. Diffraction par une lentille convergente : étude intuitive

$$T\left(\frac{X}{\lambda f}\right) = T\left(\frac{\theta_X}{\lambda}\right) = T(u) \propto \int_{-\infty}^{+\infty} t(x) e^{-j2\pi x \cdot \frac{\theta_X}{\lambda}} dx$$

avec $\theta_X = X/f$ et $\theta_x = x/f$. On retrouve l'expression d'une TF. $T(u) = T\left(\frac{\theta_X}{\lambda}\right)$ est proportionnelle à la Transformée de Fourier de $t(x)$, c'est-à-dire la TF de l'écran diffractant ! Les variables duales sont d'un côté l'espace et de l'autre une variable angulaire comme dans le cas de la diffraction à l'infini ! $T(u)$ est à nouveau un spectre angulaire !

3.3.2. Etude intuitive #2 : La lentille, une Transformée de Fourier

Comme on vient de le voir, tant que l'objet diffractant est petit ($< 100\mu\text{m}$), « l'infini » n'est pas si loin, c'est-à-dire à quelques mètres. Par contre, pour des objets plus grands, on voit que rapidement, « l'infini » peut se trouver très loin ! L'observation de la diffraction de Fraunhofer se trouve donc souvent très difficile.

Pour résoudre ce problème, la solution est d'utiliser une lentille convergente. En effet, une lentille convergente éclairée par une onde plane (dont les faisceaux se croisent à l'infini) focalise tous les rayons dans son plan focal image en un point. **En d'autres termes, la lentille ramène dans son plan focal image ce qu'il se passe à l'infini.** Or, on a vu que lorsque l'on se place en diffraction à l'infini (Fraunhofer), les ondes sphériques secondaires de Huygens-Fresnel issues de l'écran diffractant sont assimilables à des ondes planes !

Ainsi, une lentille ramène la diffraction à l'infini dans son plan focal image. C'est ce que nous avons intuité dans le paragraphe précédent.

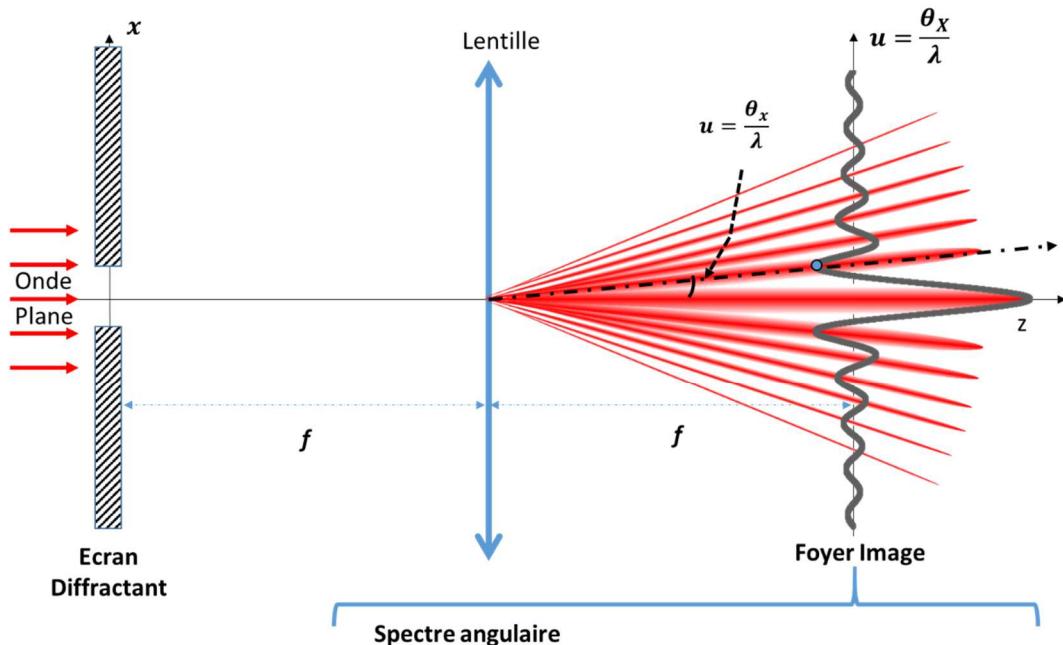
On considère donc qu'une lentille convergente effectue une transformée de Fourier de la répartition du champ complexe depuis son plan focal objet vers son plan focal image.

Les variables conjuguées sont d'une part, l'espace (x,y) dans le plan focal objet et d'autre part, les fréquences spatiales (u,v) dans le plan focal image (X,Y) avec :

$$\mathbf{u} = \frac{x}{\lambda f} \text{ et } \mathbf{v} = \frac{y}{\lambda f} \quad (75)$$

où f est la distance focale de la lentille.

La Figure 40 résume l'action d'une lentille sur le champ incident en terme de **spectre angulaire**. Si on souhaite projeter sur un écran, dans les variables (X, Y) , il suffit d'effectuer le changement de variables (75) (Figure 41).



$$t(x) = \pi_A(t) \quad \xrightarrow{\text{TF}} \quad T(u) = T\left(\frac{\theta_x}{\lambda}\right) = A \frac{\sin \pi u A}{\pi u A}$$

Figure 40. Diffraction par une lentille convergente : **Spectre angulaire**

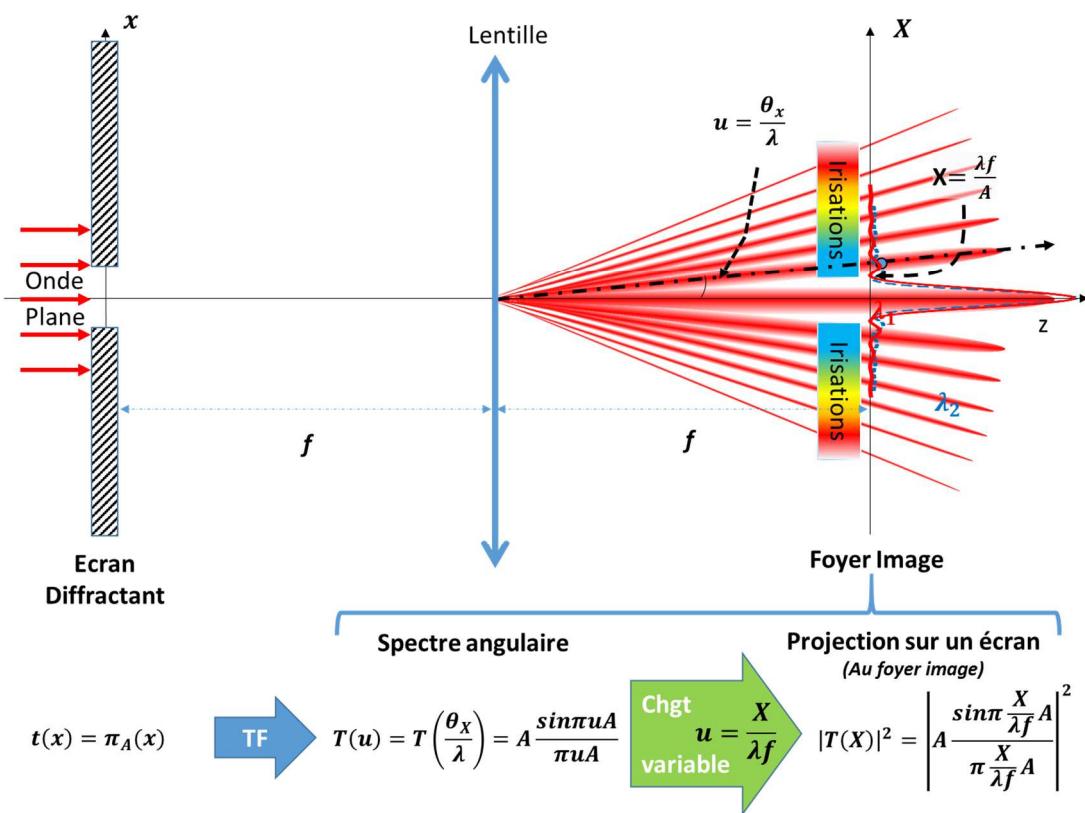


Figure 41. Diffraction par une lentille convergente : **Dimension de l'image au foyer**

Remarque

Rigoureusement, la TF exacte est réalisée entre le plan focal objet et le plan focal image. Vous verrez en TP que lorsque l'élément diffractant n'est pas dans le plan focal objet, on obtient la même image dans le plan focal image. En fait, les calculs laissent apparaître un terme de phase invisible en intensité.

3.3.3. La Transformée de Fourier par une lentille : Calcul explicite

Bien sûr, cela peut se démontrer de manière rigoureuse en traitant la lentille comme un masque de phase quadratique ayant un rayon de courbure fonction de la focale f . Pour ne pas alourdir ce chapitre, nous ne démontrerons pas cela ici. La démonstration mathématique est disponible sur le site pédagogique pour les plus curieux à l'adresse :

<https://ecampus.paris-saclay.fr/course/view.php?id=13141#section-8>

3.3.4. Méthode de travail : diffraction par une lentille convergente

Pour résoudre un problème de diffraction par une lentille convergente, la méthode est toujours la même :

- **Dans le plan focal objet, en coordonnées (x,y) :**
 - 1) Exprimer le champ incident.
 - 2) Exprimer la transmittance de l'objet diffractant.
 - 3) En déduire l'expression du champ en sortie de l'écran diffractant.
- **Dans le plan focal image :**
 - 4) Calculer l'expression du spectre angulaire $T(u,v)$ diffracté dans le plan focal image par transformée de Fourier du champ précédent (coordonnées (u,v)).
 - 5) En déduire l'expression du champ diffracté dans le plan focal image, en coordonnées spatiales (X,Y) en utilisant le changement de variable (75).
 - 6) En déduire l'intensité diffractée dans le plan focal image (coordonnées (u,v) ou (X,Y)).

3.4. Propriétés générales reliant l'écran diffractant et la figure de diffraction

Le but de ce paragraphe est de reprendre les propriétés de la TF énoncées §2.2.3 dans le domaine Temps/Fréquence au domaine de la diffraction dans le domaine Espace/Fréquence spatiale.

3.4.1. TF d'une ouverture carrée

Cette exemple est exactement le même que celui présenté Figure 40, Figure 41 et §3.3.2 mais appliqué au cas d'une image à deux dimensions. On peut décomposer la transmittance $t(x,y)$ en deux fonctions à variable séparable $t(x)t(y)$:

$$t(x,y) = \pi_A(x)\pi_A(y)$$

Le spectre angulaire est la TF de $t(x,y)$ puisque ce dernier est éclairé par une onde plane ! C'est celle que nous avions calculé au §2.2.4.1 :

$$T(u, v) = T\left(\frac{\theta_x}{\lambda}\right) T\left(\frac{\theta_y}{\lambda}\right) \propto \frac{\sin \pi u A}{\pi u A} \frac{\sin \pi v A}{\pi v A}$$

Sur l'écran, on observe l'intensité du signal après le changement de variables (75), soit une image de la forme :

$$|T(X, Y)|^2 \propto \left| \frac{\sin \pi \frac{X}{\lambda f} A}{\pi \frac{X}{\lambda f} A} \right|^2 \left| \frac{\sin \pi \frac{Y}{\lambda f} A}{\pi \frac{Y}{\lambda f} A} \right|^2$$

L'image observée est présentée Figure 42.

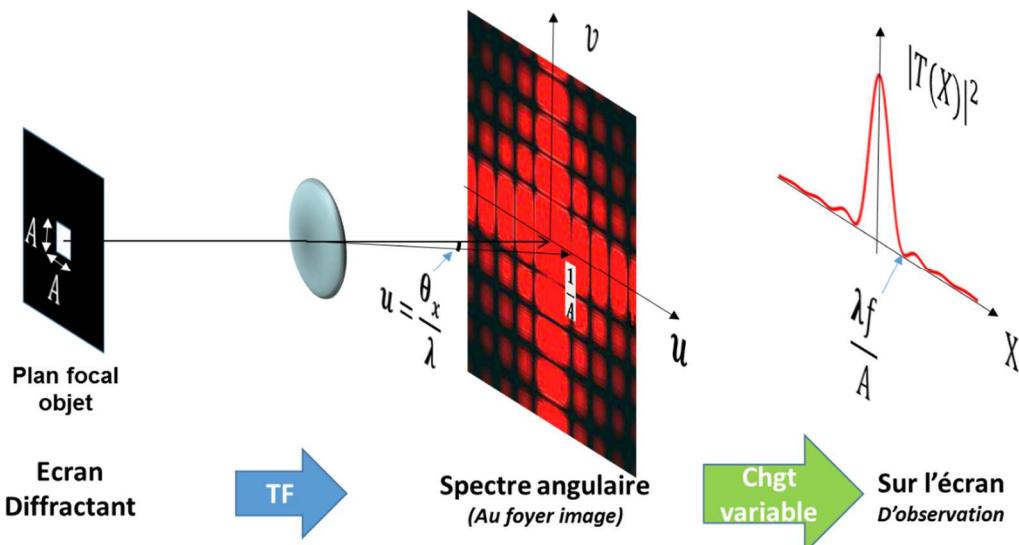


Figure 42. Diffraction par une lentille convergente d'une ouverture carrée

3.4.2. TF d'une fente infiniment fine

On éclaire cette fois une fente infiniment fine et infiniment haute. Sa transmittance peut s'exprimer comme :

$$t(x, y) = \delta(x) \mathbf{1}(y)$$

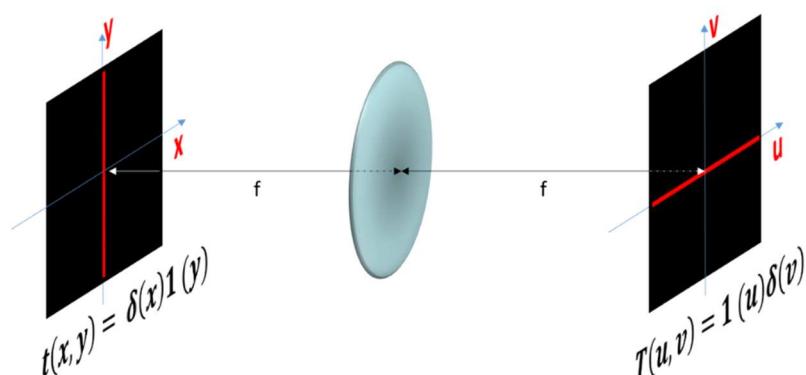


Figure 43. Diffraction par une lentille convergente d'une fente infiniment fine

Si on calcule le spectre angulaire diffracté dans le plan focal image, on trouve cette fois un trait horizontal infiniment fin :

$$T(\mathbf{u}, \mathbf{v}) = T\left(\frac{\theta_X}{\lambda}\right) T\left(\frac{\theta_Y}{\lambda}\right) \propto \mathbf{1}(\mathbf{u}) \delta(\mathbf{v})$$

Sur l'écran, observe l'intensité du signal, soit une image de la forme :

$$|T(X, Y)|^2 \propto |\mathbf{1}(X)|^2 |\delta(Y)|^2$$

L'image observée est présentée Figure 43. On va voir que ce résultat est compatible avec la propriété de changement d'échelle présentée au §2.2.3.3.

3.4.3. Dilatation et contraction de l'ouverture du diaphragme

Si on **dilate / contracte** les coordonnées dans l'espace direct, ce qui revient à multiplier par a et b les dimensions de l'ouverture, on observe **inversement** une **contraction / dilatation** de l'espace spectral et un changement de l'amplitude du spectre d'après comme dit à la fin du chapitre précédent :

$$TF[t(ax, by)] = \frac{1}{|a|} \frac{1}{|b|} T\left(\frac{u}{a}, \frac{v}{b}\right) \quad (76)$$

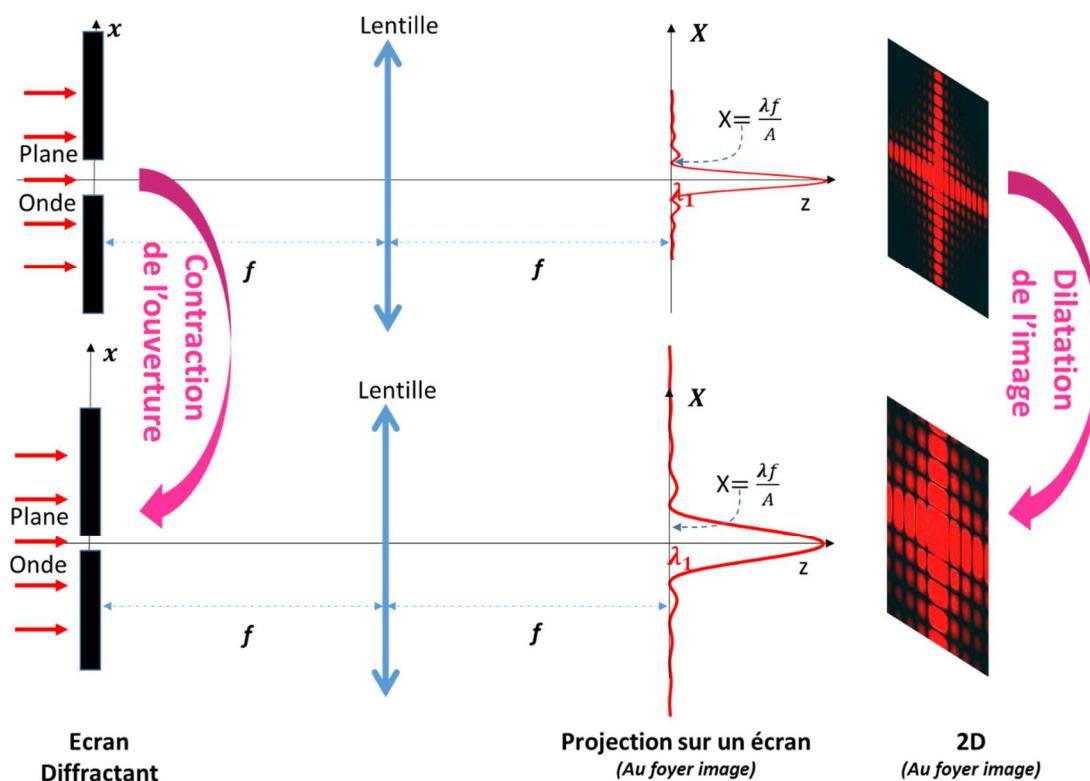


Figure 44. Illustration du changement d'échelle, plus l'ouverture est petite, plus l'image au foyer image de la lentille est étalée

3.4.4. Translation dans son plan du diaphragme D limitant la surface d'onde

Une translation de la fonction $t(x, y)$ dans le plan focal objet se traduit par la multiplication de l'amplitude de la figure de diffraction par un terme de phase :

$$TF[t(x - a, y - b)] = e^{+2i\pi ua} e^{+2i\pi vb} T[u, v] \quad (77)$$

Or, en intensité, un terme de phase est invisible puisque son module vaut 1 ! Donc, **cette translation ne modifiera pas l'image diffractée au plan focal image!**

Réciproquement, un déphasage de l'écran de diffraction provoque un déplacement de la figure de diffraction.

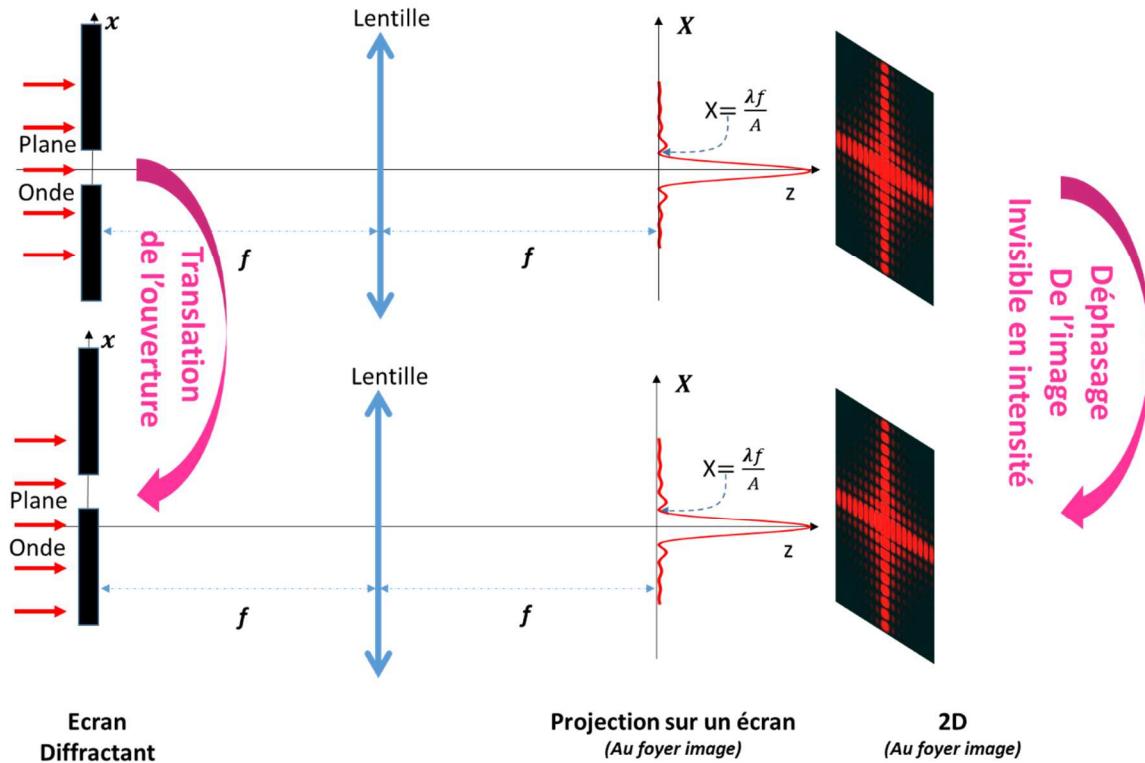


Figure 45. Illustration d'une translation de l'objet diffractant. Ceci provoque un déphasage de l'image de diffraction, invisible en intensité

3.4.5. Succession de Transformées de Fourier

Deux propriétés sont importantes :

- **Transformée de Fourier inverse d'une Transformée de Fourier :**

$$TF^{-1}[TF[f(x)]] = f(x) \quad (78)$$

Effectuer la transformée de Fourier inverse d'une transformée de Fourier d'une fonction permet de revenir à cette dernière.

- **Transformée de Fourier d'une Transformée de Fourier :**

Par contre, lorsque l'on place une lentille derrière une autre, les deux effectuent la même opération. Les mathématiques nous apprennent que :

$$TF[TF[f(x)]] = f(-x) \text{ ou } TF^{-1}[TF^{-1}[f(x)]] = f(-x) \quad (79)$$

Conformément à l'optique géométrique, l'image après deux lentilles est identique à l'originale mais retournée (Figure 50). Pour simplifier les calculs, on s'affranchira souvent du retournement de l'image en orientant à l'envers l'axe dans le plan image.

3.5. Convolution et multiplication

3.5.1. TF d'un produit ou d'un produit de convolution

Le produit de convolution de deux fonctions $f(x)$ et $f'(x)$ est par définition :

$$(f * f')(x) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(x')f'(x - x')dx' \quad (80)$$

Le produit de convolution est essentiel en physique car il apparaît dès que l'on effectue une mesure mais il peut être dur à calculer. Nous reviendrons en TD et en amphi sur le sens physique à donner au produit de convolution.

La TF d'un produit de convolution (*) de deux fonctions $f(x)$ et $f'(x)$ est égale au produit simple (\times) des TF et réciproquement:

$$(f * g)(x) \xleftarrow{\text{TF}} \widehat{F}(u) \times \widehat{G}(u) \quad (81)$$

Cette propriété est essentielle. On voit qu'un calcul de convolution qui peut être très complexe peut se transformer en un produit bien plus simple en passant par transformée de Fourier dans le domaine dual.

Remarque

Attention au cas de la TF à deux dimensions, convoluer deux fonctions de variables différentes n'a aucun sens physique, c'est donc interdit. A deux dimensions, dans le cas de fonctions à variables séparables, une multiplication reste donc une multiplication ! On écrira :

$$f(\mathbf{x}) \times g(\mathbf{y}) \xleftarrow{\text{TF}} \widehat{F}(\mathbf{u}) \times \widehat{G}(\mathbf{v}) \quad (82)$$

3.5.2. Quelques propriétés du produit de convolution

La convolution possède quelques propriétés pratiques pour simplifier les calculs. Ainsi, parmi toutes les propriétés intéressantes, retenons que le produit de convolution est :

- Commutatif : $f * g(x) = g * f(x)$
- Associatif : $f * (g * h)(x) = (f * g) * h(x)$
- Distributif : $[a \cdot f(x) + b \cdot g(x)] * h(x) = a \cdot [f * h](x) + b \cdot [g * h](x)$

3.5.3. Convolution d'une fonction avec un Dirac ou un peigne de Dirac

Considérons la convolution de la fonction $f(x)$ avec un Dirac $\delta(x)$. D'après ce qui précède, on peut écrire :

$$TF[(f * \delta)(x)] = TF[f(x)]TF[\delta(x)] = TF[f(x)] \quad (83)$$

Par conséquent :

$$(f * \delta)(x) = \int f(x')\delta(x - x')dx' = f(x) \quad (84)$$

Le Dirac est l'élément neutre de la convolution ! Plus intéressant encore, la convolution d'une fonction $f(x)$ avec un Dirac décentré $\delta(x-a)$ donne en utilisant (83) et en effectuant un changement de variable adéquat :

$$f(x) * \delta(x - a) = f(x - a) \quad (85)$$

La convolution d'une fonction avec un Dirac décentré redonne la même fonction mais centré à la position du Dirac. Cette opération permet donc de translater une fonction (Figure 46, droite).

On constate que comme dit précédemment, bien que le Dirac n'ait pas de réalité physique, sa convolution avec une fonction donne une fonction, le résultat a donc une réalité physique.

La convolution ainsi que la TF étant distributive, on obtient naturellement :

$$f(x) * \omega_a(x) = f(x) * \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(x - na) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} f(x - na) \quad (86)$$

La convolution d'une fonction avec une somme de Dirac permet donc de périodiser une fonction. C'est comme cela que nous représenterons donc les fonctions périodiques avec $f(x)$ qui représentera le motif élémentaire. Cela facilitera grandement les calculs.

3.5.4. Multiplication d'une fonction avec un Dirac

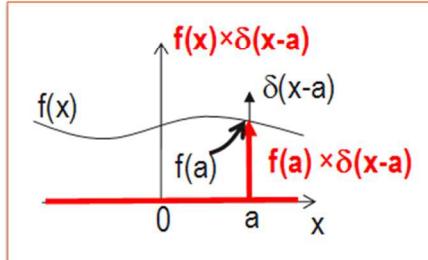
$$f(x) \times \delta(x - a) = f(a)\delta(x - a) \quad (87)$$

L'intérêt de cette propriété est de simplifier les calculs en transformant une fonction en une constante, la valeur de la fonction à la position du Dirac. Cette constante modifie « le poids » du Dirac (Figure 46, gauche).

Attention, il est indispensable de ne pas oublier le Dirac sans quoi le résultat est complètement faux !

Multiplication

$$f(x) \times \delta(x - a) = f(a) \times \delta(x - a)$$



Convolution

$$f(x) * \delta(x - a) = f(x - a)$$

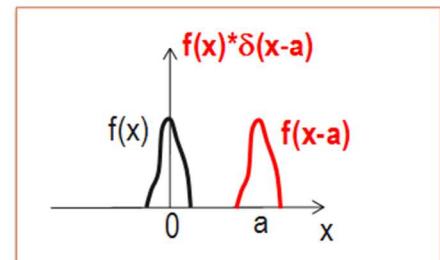


Figure 46. Multiplication ou convolution d'une fonction avec un Dirac.

3.5.5. Convolution ou multiplication ?

Le choix par l'élève entre une convolution et une multiplication est parfois cornélien et peut même parfois relever du hasard. Pourtant, la règle est assez simple :

- on utilisera la **multiplication** pour **modifier les amplitudes d'une fonction**
- on utilisera la **convolution** avec un Dirac pour **translate une fonction**

3.6. Lien entre variations d'intensité dans une image et fréquences spatiales

Comme on l'a vu au §3.2.3, une fréquence spatiale peut être vue comme un angle qui dépend de la longueur d'onde.

En d'autres termes, dans le plan focal image d'une lentille, plus les fréquences spatiales sont élevées, plus l'énergie se retrouve répartie loin de l'axe optique. Plus les fréquences spatiales sont basses, plus l'énergie se retrouve proche de l'axe optique.

3.6.1. Signification de $T(0,0)$

Quant à l'amplitude en $u=v=0$, elle correspond à la valeur moyenne de l'image puisque si on reprend l'expression de la TF en $u=v=0$, on obtient :

$$\begin{aligned} T(u, v)|_{u=v=0} &\propto \iint_{-\infty \text{à } +\infty} E_{incident}(x, y) t(x, y) e^{-2i\pi(\mathbf{0}x+\mathbf{0}y)} dx dy \\ &\propto \iint_{-\infty \text{à } +\infty} E_{incident}(x, y) t(x, y) dx dy \end{aligned} \quad (88)$$

C'est bien la moyenne de l'onde dans le plan focal objet.

3.6.2. Signification de $T(u,v)$ pour u,v différents de 0

Mais à quoi correspondent dans une image les basses ou les hautes fréquences ? Il est facile de se représenter cela avec une fonction sinusoïdale dont la TF est très simple. Prenons donc un réseau sinusoïdal de dimension infinie dans les deux directions. Son expression mathématique s'exprime comme :

$$t_{réseau}_{infini}(x, y) = \left(\frac{1}{2} + \cos\left(\frac{2\pi x}{a}\right)\right) \mathbf{1}(y) \quad (89)$$

avec $\mathbf{1}(y)$ ²³ la fonction qui vaut 1 quel que soit y .

Dans le plan focal image de la lentille, on observe la TF de l'écran diffractant. Ainsi, on a :

²³ Cette fonction semble ne servir à rien. Il est vrai que ne pas l'écrire n'est pas faux. Par contre, l'omettre, c'est très souvent oublier d'en faire la TF ce qui modifie notablement le résultat car $\text{TF}[1(y)] = \delta(v)$.

$$T_{\text{réseau infini}}(u, v) = \frac{1}{2} \left(\delta(u) + \delta\left(u + \frac{1}{a}\right) + \delta\left(u - \frac{1}{a}\right) \right) \delta(v) \quad (90)$$

Comme on peut le voir sur la Figure 47, on observe deux taches au côté de la tache centrale.

- La tache centrale $\delta(u)$ porte l'information sur le fond continu de l'écran diffractant comme démontré éq. (88).
- Les deux taches adjacentes $\delta\left(u + \frac{1}{a}\right)$ et $\delta\left(u - \frac{1}{a}\right)$ sont la signature spectrale de la variation d'amplitude sinusoïdale de l'écran de diffraction.
- L'extension suivant Y est nulle ($\equiv \delta(v)$) puisqu'elle était infini ($\equiv \mathbf{1}(y)$) dans l'écran diffractant (propriété de dilatation/contraction §3.4.1).

On peut tronquer mathématiquement le réseau de dimension infinie en le multipliant par une porte de largeur adéquate. Ainsi :

$$t_{\text{réseau tronqué}}(x, y) = \pi \left(\frac{x}{a} \right) \times t_{\text{réseau infini}}(x, y) = \pi \left(\frac{x}{a} \right) \times \left(\frac{1}{2} + \cos\left(\frac{2\pi x}{a}\right) \right) \mathbf{1}(y) \quad (1)$$

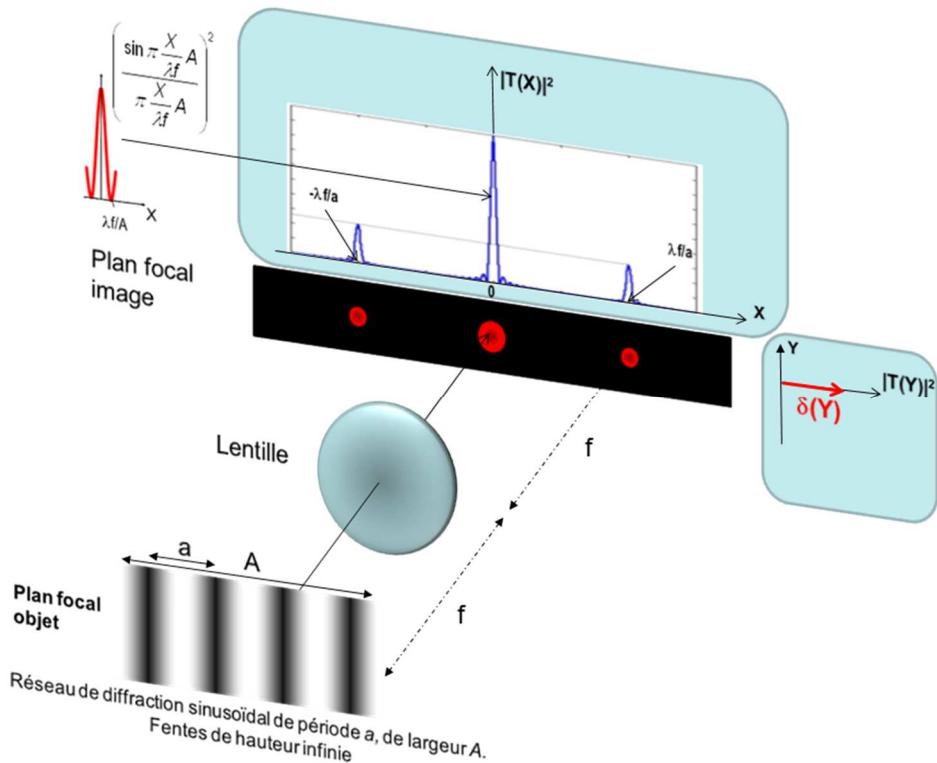


Figure 47. Diffraction par une lentille convergente d'un réseau sinusoïdal tronqué spatialement.

Lorsque le réseau est tronqué, de largeur A , la figure de diffraction est la même que pour le réseau infini mais les pics sont remplacés par des taches de diffraction (ici des sinus cardinaux) car :

(2)

$$\begin{aligned}
T_{\text{réseau}}(u, v) &= TF \left[\pi \left(\frac{x}{a} \right) \right] * T_{\text{réseau}}(u, v) \\
&= \frac{1}{2} A \frac{\sin \pi u A}{\pi u A} * \left(\delta(u) + \delta \left(u + \frac{1}{a} \right) + \delta \left(u - \frac{1}{a} \right) \right) \delta(v) \\
&\propto \left(\frac{\sin \pi u A}{\pi u A} + \frac{\sin \pi \left(u + \frac{1}{a} \right) A}{\pi \left(u + \frac{1}{a} \right) A} + \frac{\sin \pi \left(u - \frac{1}{a} \right) A}{\pi \left(u - \frac{1}{a} \right) A} \right) \delta(v)
\end{aligned}$$

La figure de diffraction est visible Figure 47.

La position des deux pics adjacents dépend de la période du réseau sinusoïdal (Figure 48). En accord avec la propriété de contraction/dilatation :

- **Plus la variation d'amplitude de l'écran diffractant est lente (~période élevée), plus la fréquence est basse et la position des pics adjacents est proche de l'axe optique (X et Y faibles).**
- **Plus la variation d'amplitude de l'écran diffractant est rapide (~période élevée), plus la fréquence est élevée et la position du pic est éloignée de l'axe optique (X et Y élevées).**
- L'information spectrale concernant le fond continu ou la valeur moyenne d'une image sera elle représentée au centre de l'image de diffraction ($u=v=X=Y=0$)

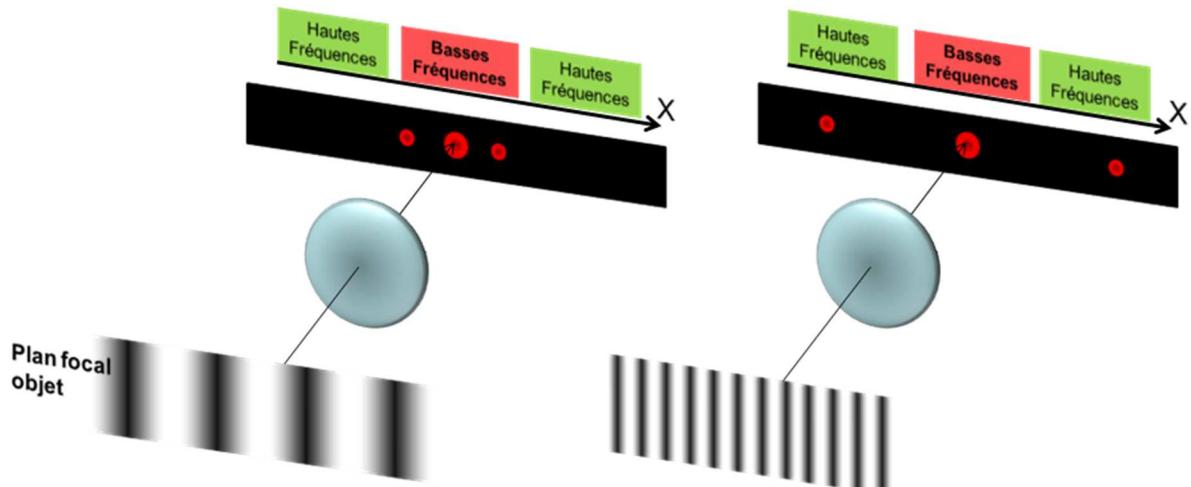


Figure 48. Influence du pas du réseau sur la figure de diffraction. Lien entre les variations d'amplitude de l'image et les fréquences spatiales

En conclusion, pour une image quelconque :

- Les variations rapides comme par exemple les contours d'un objet, les détails, les rayures seront représentées sur l'écran de diffraction par de l'énergie lumineuse loin de l'axe optique (Figure 49).
- Les variations lentes, les couleurs uniformes et la valeur moyenne de l'image seront représentées par de l'énergie lumineuse proche de l'axe.

La notion de fréquence spatiale représente donc en quelques sortes le nombre de variation par unité de longueur. Pour un réseau, on parle de nombre de traits par millimètre.

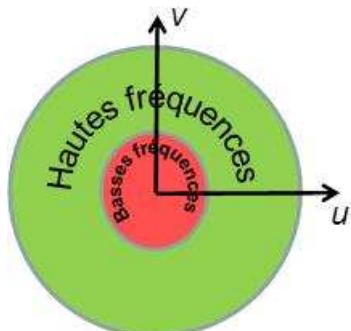


Figure 49. Notion de hautes et basses fréquences spatiales dans le plan de diffraction

3.7. Traitement des images

Le filtrage est une notion finalement assez connue par bon nombre de personnes pour peu qu'elles aient eu une fois dans leur vie un égaliseur de chaîne HIFI où tout naturellement nous atténions telle ou telle fréquence comme les aigus ou les graves. Seul l'étourdi parmi les étudiants n'aura pas remarqué qu'il applique alors des filtres passe-bandes laissant passer ou coupant certaines bandes de fréquence.

Nous venons de voir qu'avec une lentille, nous pouvons isoler dans l'espace telle ou telle fréquence spatiale (Figure 49). Il est alors facile de comprendre que dans le plan focal image d'une lentille, il est possible de « couper » certaines fréquences par un simple cache pour obturer la lumière. Une lentille supplémentaire permet alors de repasser dans l'espace principal et reconstituer l'image filtrée.

Ce montage est appelé montage 4f et est présenté Figure 50(a). Il est composé de deux lentilles placées sur le même axe optique, dont le foyer image de la première coïncide avec le foyer objet de la seconde. C'est ce que l'on appelle un système afocal. La diapositive dans le plan focal objet est éclairée par une onde plane.

Conformément à l'optique géométrique, sans filtrage, on retrouve l'image identique mais inversée. C'est aussi conforme à l'optique de Fourier puisqu'après deux TF successives (cf. §3.4.5) :

$$TF[TF[f(x, y)]] = f(-x, -y) \quad (3)$$

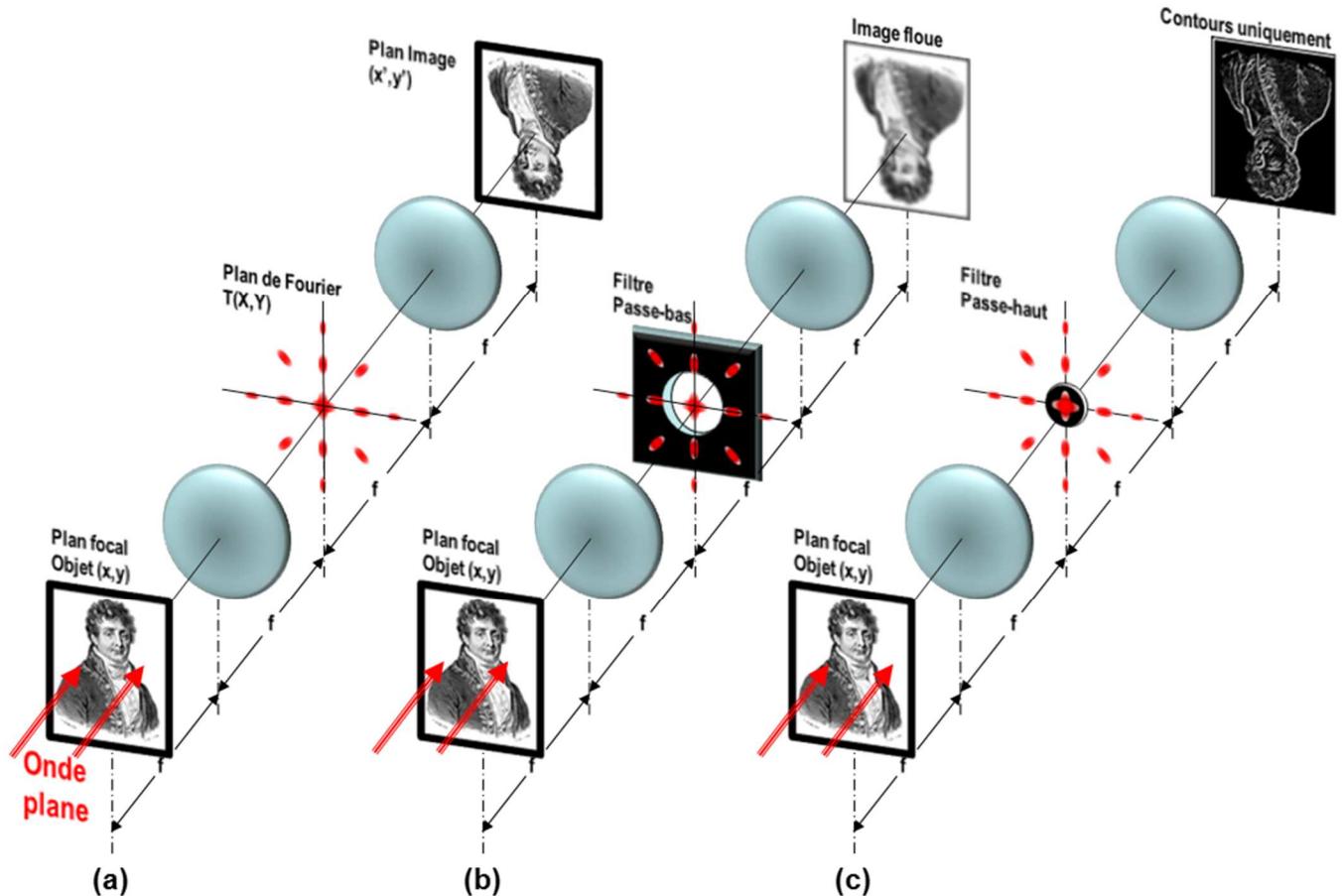


Figure 50. Montage 4f dit « à double diffraction ». a) Sans filtrage, on retrouve l'image initiale inversée. b) Lorsque le masque dans le plan de Fourier est un filtre passe-bas (ouverture circulaire), l'image reconstruite est floutée. c) Lorsque le masque dans le plan de Fourier est un filtre passe-haut (pastille absorbante), l'image reconstruite ne fait plus apparaître que les contours.

Dans le plan de Fourier que l'on peut également appeler plan de filtrage, on peut alors insérer différents masques ou filtres dont trois exemples typiques sont présentés Figure 51.

- Le filtre passe-bas coupe les hautes fréquences. On l'a vu, ces fréquences portent l'information sur les détails d'une image, les variations rapides d'intensité. **L'image filtrée se retrouvera donc floutée** Figure 50(b).
- Le filtre passe-haut fait l'inverse du passe bas. Il coupe le fond continu d'une image et toutes les variations lentes d'intensité. Il ne restera donc dans **l'image filtrée que les contours des formes** Figure 50(c).

On verra en TD d'autres exemples notamment dans le cas :

- de détramage de photo,
- d'extraction des variations de phase invisibles à l'œil nu.

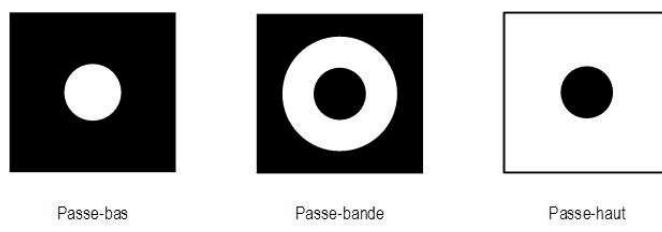
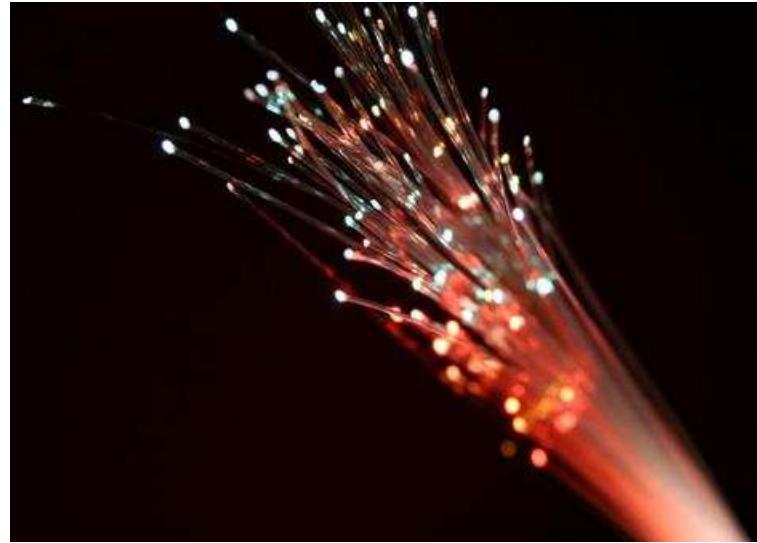


Figure 51. Exemples typiques de filtres spatiaux.

4. La fibre optique



Source : <http://www.lafibreoptique.com/deploiement/29112012,de-la-fibre-optique-a-auxerre,523.html>

Objectifs pédagogiques

- Savoir décrire les propriétés d'un guide d'onde optique.
- Savoir énoncer la notion de réflexion totale interne.
- Savoir établir la trajectoire de faisceaux lumineux dans une fibre optique à saut et à gradient d'indice.
- Savoir expliquer la notion de mode transverse guidé et les liens avec les angles de propagation dans la fibre. Savoir calculer le nombre de modes se propageant dans une fibre.
- Savoir énoncer les limites des modèles géométriques et ondulatoires utilisés dans ce chapitre et appliqués aux guides d'onde.
- En déduire les ordres de grandeurs des limites de distance de transmission sur fibre optique de signaux numériques modulés liées à la dispersion intermodale.

Les communications optiques existaient déjà du temps des amérindiens avec l'utilisation des signaux de fumée ! Ces signaux permettaient de transmettre des messages relativement complexes mais, on l'imagine facilement, avec des débits d'information très faibles.

En 1794, le télégraphe optique de Chappe fait son apparition. Les messages étaient constitués d'une suite de signaux sémaphoriques qui, lus à l'aide d'une longue-vue sur la tour précédente, étaient reproduits pour être lus depuis la tour suivante. Les sémaphores étaient relativement espacés (10 à 30km) et permettaient de transmettre des messages dans toute la France en quelques heures.

Le développement de l'électricité fait disparaître l'optique des télécommunications avec la mise au point en 1855 du télégraphe électrique qui permet de communiquer par l'intermédiaire de fils métalliques, de jour comme de nuit et quelles que soient les conditions climatiques. Il sera ensuite amélioré par Morse grâce à son alphabet. Les progrès de cette technique aboutiront au téléphone d'un côté et à la télévision en 1920 de l'autre jusqu'aux câbles sous-marins permettant d'établir des liaisons intercontinentales.

L'optique réapparaît vers les années 60 avec l'apparition du laser. Cependant, un faisceau lumineux qui se propage en espace libre subit bon nombre de modifications et ce pour diverses raisons :

- Variation de l'indice de réfraction du chemin traversé par la lumière modifiant perpétuellement le chemin optique vu par la lumière (variation des conditions climatiques influant sur l'indice).
- Variation de l'atténuation du milieu en fonction des conditions atmosphériques.
- Diffraction d'un faisceau lumineux dont le diamètre transverse D n'est pas infini. Il subit une divergence naturelle de l'ordre de $\theta=10^{-4}$ radian pour un faisceau de 5mm de diamètre et une longueur d'onde de l'ordre de $0.5\mu\text{m}$. Il en résulte, après une propagation sur une distance L , un élargissement ΔD de l'ordre de $\Delta D=L\cdot\theta$. Par exemple, pour $L=1\text{ km}$, l'élargissement du faisceau est de 10cm. Il y a donc dispersion de l'énergie par diffraction ! Ce phénomène a été vu en détail dans le chapitre 3.

Tout ceci met donc rapidement en évidence la nécessité d'une propagation guidée. La fibre optique pour la propagation longue distance est mise au point en 1966. Aujourd'hui, après plus d'un demi-siècle d'étude, la fibre est installée partout dans le monde. La longueur totale du réseau français dépasse les quelques dizaines de millions de kilomètres (3/4 de la population française couvert par la fibre à l'horizon 2022²⁴) quand le réseau japonais, le plus long du monde, atteignait déjà en 2010 plus de 110 millions de kilomètres.

Après avoir présenté le guidage de la lumière dans un guide d'onde par l'intermédiaire de l'optique géométrique, nous essayerons de comprendre, à l'aide de l'optique ondulatoire, pourquoi certaines trajectoires sont permises alors que d'autres ne le sont pas. Cela permettra d'aborder la notion de mode transverse, de guide monomode ou multimode, etc. Enfin, nous montrerons qu'il existe des outils puissants, à partir des équations de Maxwell, qui permettent de décrire parfaitement la répartition transverse d'énergie dans un guide aussi bien planaire qu'à symétrie de révolution.

²⁴ <https://www.caissedesdepots.fr/sites/default/files/medias/rapport-fibre-optique-final-dec2013-web.pdf>

4.1. Notion de guide d'onde

Un **guide d'onde optique** est une structure diélectrique, uniforme le long d'un axe, capable de transporter de l'énergie électromagnétique à des longueurs d'onde situées dans les parties infrarouge et visible du spectre sur des distances grandes devant la longueur d'onde.

Un **diélectrique** est un matériau qui ne possède pas de charges électriques susceptibles de se déplacer de façon macroscopique. Ainsi, ce milieu ne conduit pas le courant, il est isolant.

Dans la pratique, un guide d'onde dans le domaine optique du spectre est constitué d'une région diélectrique planaire ou linéaire appelée **cœur**. Cette zone est entourée par un ou plusieurs milieux diélectriques dont **les indices de réfraction sont inférieurs à celui du cœur** afin d'assurer le confinement de l'onde. Cette zone extérieure au cœur est appelée la **gaine** du guide. Le cœur de tous ces guides est l'endroit où l'énergie se propage. Différents guides d'ondes sont représentés sur la figure ci-dessous :

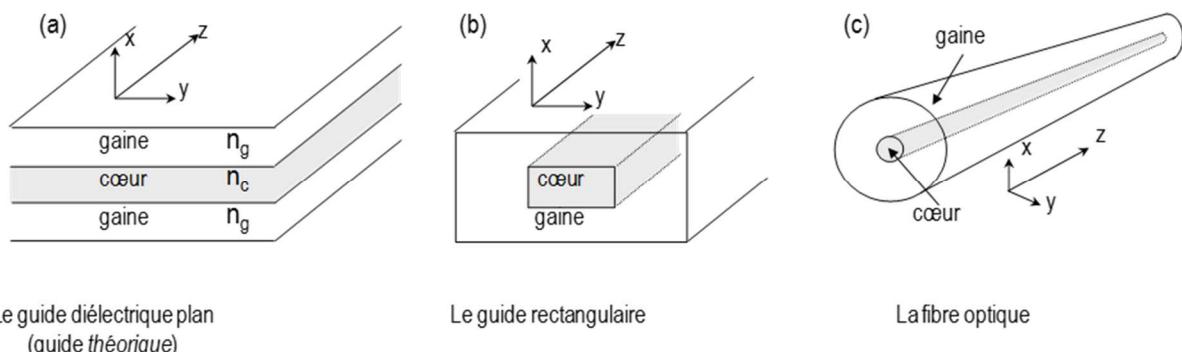


Figure 52. Différents guides diélectriques

Le guide le plus simple est le guide d'onde plan à saut d'indice (Figure 52.a) dont la dimension suivant y est infinie. Le terme « **saut d'indice** » signifie que l'indice est constant dans chaque domaine. La lumière est guidée suivant l'axe z .

La figure b est un guide rectangulaire ou guide à ruban. L'étude de ce guide est très utile puisqu'il se rencontre dans les lasers à semi-conducteurs produits à des milliards d'exemplaires. Très compliqué, ce guide ne sera pas étudié ici.

Enfin, la fibre est un guide à symétrie de révolution (Figure c). Son étude se rapproche de celle du guide plan mais s'avère plus complexe.

Les méthodes numériques utilisées pour résoudre le problème de la propagation dans un guide diélectrique sont souvent compliquées. Ce n'est pas notre propos de les étudier en détail. Nous nous contenterons d'analyser le guide planaire à saut d'indice. Bien que son étude revêt clairement un aspect idéal (dimension infinie suivant y), elle est utile pour l'analyse des structures plus complexes (comme la fibre). Il permet de comprendre la plupart des mécanismes de guidage de la lumière et les problématiques liées au confinement de cette dernière. C'est ce guide que nous utiliserons lors des deux prochaines parties : approche géométrique et approche ondulatoire. Ceci nous permettra de décrire :

- le guidage par réflexion totale interne,

- la présence de modes transverses montrant que, à cause du confinement, tous les angles de propagation ne sont pas acceptables.

Puis, après un exposé des différentes limites des deux premiers modèles et une présentation de l'approche électromagnétique rigoureuse du problème, nous montrerons quelques propriétés des fibres optiques à symétrie de révolution.

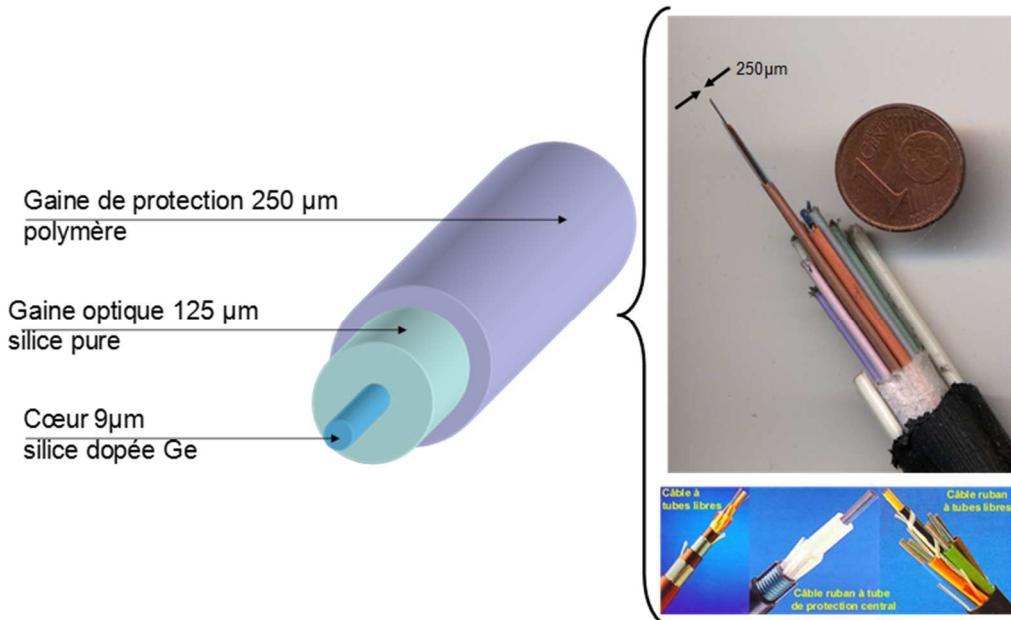


Figure 53. Exemple de fibres optiques. A gauche, cas de la fibre monomode standard (SMF28)

Les caractéristiques typiques d'une fibre optique sont :

- $n_{verre} \sim 1.44 - 1.46$,
- $\Delta n = n_{coeur} - n_{gaine} = 10^{-3}$ à 2.10^{-2} ,
- $D_{Coeur} = 2a = 5$ à $50\mu m$.

La fibre la plus utilisée dans le domaine des télécommunications optiques haut-débit est la fibre dite monomode standard (SMF28 pour Single Mode Fiber). Ses diamètres typiques sont (cf. Figure 53) :

- $D_{Coeur} = 9\mu m$,
- $D_{Gaine} = 125\mu m$.

Le diélectrique utilisé est dans la plupart des cas de la **silice dopée** par

- du **Bore** qui facilite la fusion du verre, empêche la dévitrification et améliore la résistance à l'eau),
- du **Germanium** ($n_{Ge} \sim 4.2$ @1550nm@300°K) qui permet suivant sa concentration d'augmenter l'indice du verre,
- d'autres ingrédients sont également utilisés. Cette cuisine relève souvent du secret industriel dans un domaine qui est très concurrentiel. Les procédés de fabrication vous seront présentés lors du TP « Fibre optique et Laser ».

4.2. Approche géométrique du guidage

4.2.1. Rappel de la notion de réflexion totale

Il est courant de représenter la lumière par des « rayons lumineux ». C'est le domaine de l'optique géométrique. Cette représentation est le fruit d'une approximation : la longueur d'onde de l'onde monochromatique représentée est petite devant les structures dans lesquelles elle se propage. Dans ce cas, on définit les **rayons** comme les courbes normales aux surfaces équiphases ou fronts d'onde.

Les lois de la réflexion et de la réfraction pour les ondes planes à l'interface entre deux milieux s'appliquent aux rayons (cf. 1.1.2).

Si on reprend le cas d'un faisceau traversant un dioptre, **d'un milieu plus réfringent vers un milieu moins réfringent** (du cœur vers la gaine), on constate que le faisceau s'écarte de la normale (Figure 54).

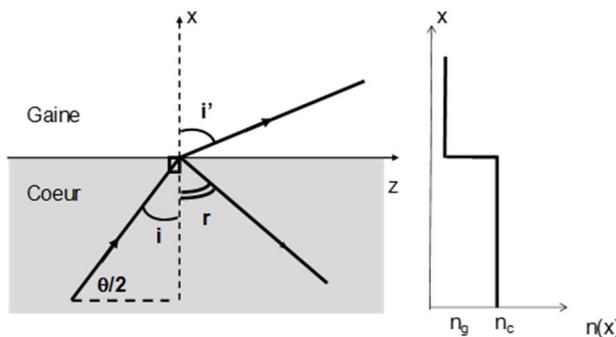


Figure 54. Réfraction d'un milieu plus réfringent vers un milieu moins réfringent (gauche). Profil d'indice (droite).

De plus, on constate que pour une certaine valeur de i appelée angle critique i_c , le faisceau réfracté est perpendiculaire à l'axe x ($i'=90^\circ$) ! Seul le rayon réfléchi existe, le faisceau réfracté n'existe plus. On parle alors de **réflexion totale** !

i_c se détermine d'après la loi de Snell-Descartes (éq.1.1.2.1) :

$$n_c \sin i = n_g \sin i' \quad (4)$$

Si on se place dans le cas de la réflexion totale ($i'=90^\circ$), alors, l'expression de l'angle critique i_c est :

$$i_c = \sin^{-1} \frac{n_g}{n_c} \quad \text{et} \quad \frac{\theta_c}{2} = \frac{\pi}{2} - i_c = \cos^{-1} \frac{n_g}{n_c} \quad (5)$$

Pour avoir réflexion totale, il faut que $i > i_c$

Application numérique :

Soit $n_c = 1.46$ et $\Delta = \frac{n_c - n_g}{n_c} = 0,34\%$. Alors, $n_g = 1.455$.

On a alors :

$$i_c = 85,3^\circ \quad \text{ou} \quad \frac{\theta_c}{2} = 4,7^\circ$$

4.2.2. Guidage de la lumière par réflexion totale interne (RTI)

On enferme un milieu d'indice n_c entre 2 milieux d'indice plus faible n_g . Si l'angle du faisceau $\theta/2$ est inférieur à $\theta_c/2$, le faisceau se retrouve confiné dans le cœur par réflexion totale sur les interfaces cœur/gaine. On parle alors de guidage par réflexion totale interne (RTI). Une illustration de ce mécanisme est donnée Figure 55.

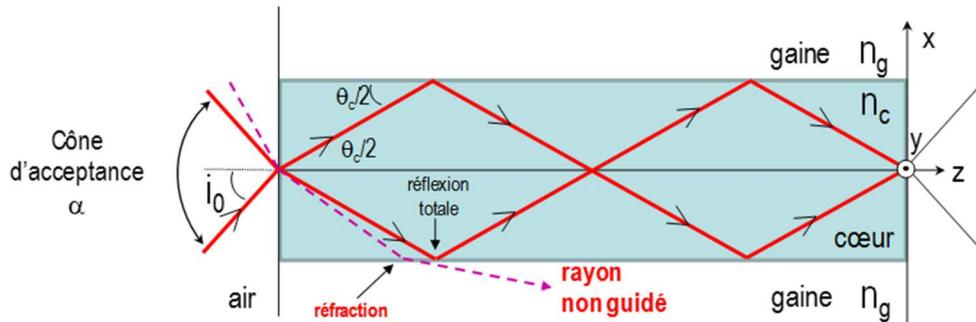


Figure 55. Guidage par Réflexion totale interne (RTI)

On voit sur cette figure que si le faisceau incident est injecté avec un angle trop important dans la fibre (en dehors du cône d'acceptance α , faisceau pointillé sur la figure), le faisceau ne sera pas complètement réfléchi et finira par s'atténuer irrémédiablement au fur et à mesure de la propagation. Ce faisceau n'est donc pas guidé !

La photo de la Figure 56 illustre le guidage de la lumière (laser vert) dans un tube rempli d'eau. L'indice de l'eau (=1,5) étant supérieur à l'indice de l'air, la lumière reste confinée dans le tube en se réfléchissant sur les parois.



Figure 56. Guidage d'un faisceau laser dans un tube rempli d'eau

Remarque :

Dans un guide plan, les rayons se propagent dans le plan $x-z$. Cela signifie que l'énergie lumineuse sera effectivement piégée dans la couche dans le plan vertical mais pas dans le plan horizontal supposé infini dans la direction y . Le faisceau qu'on injecterait dans un tel guide continuerait de s'élargir par diffraction dans le plan de la couche. Le phénomène de diffraction sera abordé dans les chapitres suivants.

4.2.3. Profil d'indice

Le profil d'indice d'un guide définit la variation transverse de l'indice, selon la direction x dans notre cas. Un guide est complètement défini par son profil d'indice. En pratique, divers profils d'indice sont utilisés selon le type d'application. La Figure 57 en donne quelques exemples. Le plus simple à fabriquer est le profil à saut d'indice dans lequel la fibre est constituée de deux zones concentriques homogènes avec un saut brutal d'indice à l'interface cœur/gaine. Le plus souvent, une enveloppe protectrice supplémentaire recouvre la gaine (Figure 53) et assure une protection à la fois mécanique et surtout optique vis à vis de la lumière extérieure mais ne participe pas au guidage. De nombreux autres profils existent suivant les applications visées.

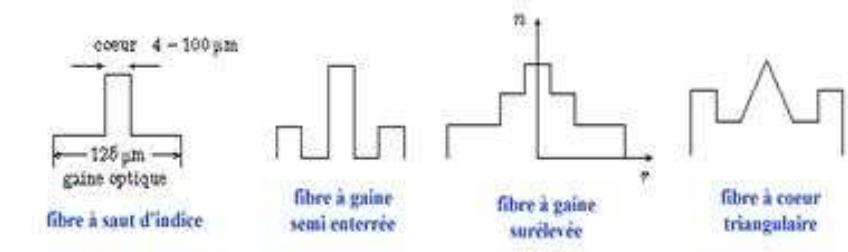


Figure 57. Différents profils d'indice de fibres optiques

Dans la suite, nous allons nous concentrer sur des profils d'indice simples. Un exemple de profil d'indice typique peut-être donné par l'expression ci-dessous :

$$\begin{cases} n^2(x) = n_0^2 \left[1 - 2\Delta \left(\frac{x}{a} \right)^\alpha \right] & \text{pour } |x| < a \\ n^2(x) = n_0^2 [1 - 2\Delta] & \text{pour } |x| > a \end{cases} \quad (6)$$

Ce profil sera étudié plus en détail en TD. L'expression de n^2 montre que le profil évolue en fonction du paramètre α ($\alpha \in \mathbb{R}^*$). On constate que ce profil est de forme :

- triangulaire si $\alpha = 1$,
- parabolique si $\alpha = 2$,
- à saut d'indice si $\alpha \rightarrow \infty$.

Ces trois profils sont représentés sur la Figure 58.

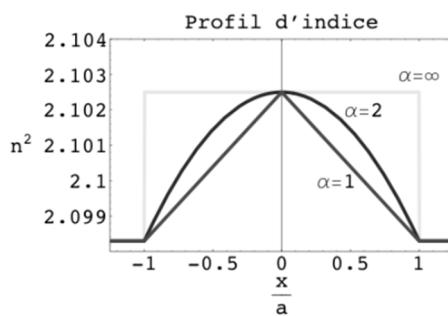


Figure 58. Profil d'indice pour différentes valeurs de α

C'est ce profil que nous allons utiliser dans la suite du document en raisonnant comme on l'a dit sur le guide plan.

Nous verrons en TD que l'on peut déterminer, par l'approche des rayons, la trajectoire des rayons lumineux dans la fibre. Nous verrons que cette trajectoire (forme, période, amplitude...) dépend de nombreux paramètres (cf. Figure 59) :

- Profil d'indice transverse de la fibre,
- Taille transverse du guide,
- Longueur d'onde,
- Angle d'incidence.

Ainsi, on peut trouver des **trajectoires en dents de scie** (Figure 59.a,b) dans un guide à saut d'indice ou des **trajectoires sinusoïdales** (Figure 59.c) dans un guide à profil parabolique. Les trajectoires au sein d'un même guide peuvent être multiples dans les guide **multimodes** (Figure 59.a&c) ou unique dans les guides **monomodes** (Figure 59.b). Nous essayerons de comprendre les raisons de ces différences dans la suite du chapitre.

Le problème est que **le temps de trajet dans la fibre dépend de la trajectoire**. Naturellement, s'il existe différentes trajectoires possibles, la lumière injectée dans la fibre se répartie sur chacune d'entre elles.

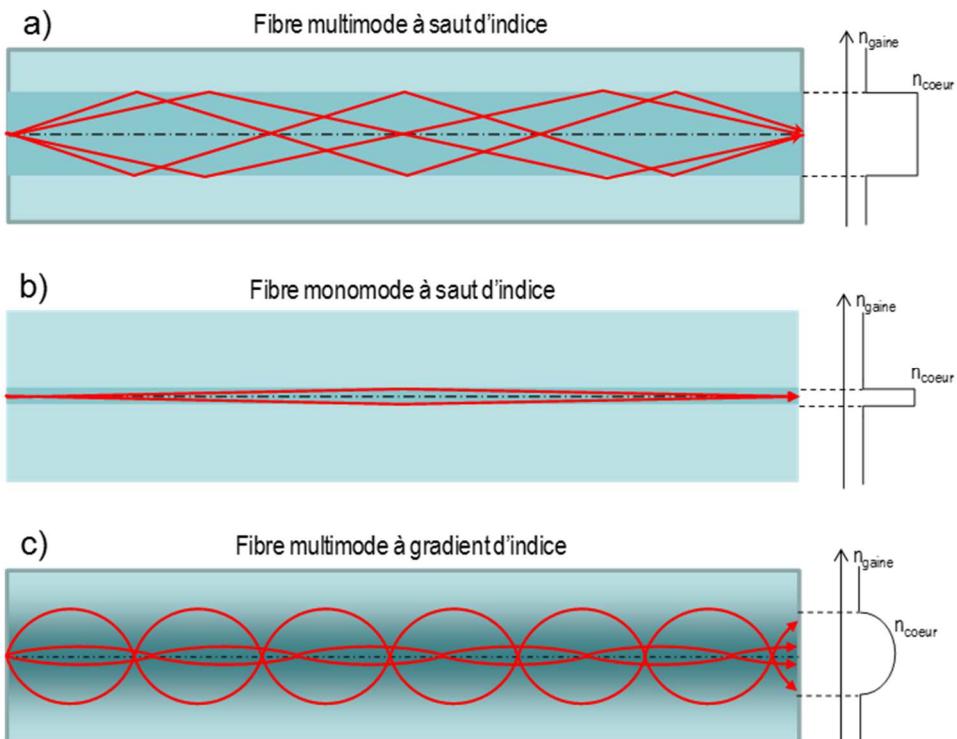


Figure 59. Géométries, indices de réfraction et trajectoires typiques de différents types de fibre : a) fibre multimode à saut d'indice. b) fibre monomode à saut d'indice. c) fibre multimode à gradient d'indice.

4.2.3.1. Influence de la dispersion intermodale sur une communication optique

Le fait qu'il existe plusieurs trajectoires au sein d'une même fibre et donc plusieurs temps de trajet possibles pour un même signal n'est pas sans conséquences sur une liaison optique. En effet, une transmission optique numérique consiste à injecter dans la fibre, dans le cas le plus simple, un signal modulé temporellement en amplitude (ON/OFF). Après propagation et détection, le signal est remis en forme.

Cependant, après l'injection, la lumière se propage en empruntant les différents chemins possibles. Après une propagation sur une longueur L , l'information qui a emprunté chaque chemin arrive à des instants différents. Ceci provoque un élargissement des créneaux (Figure 60). Quand la distance L est trop grande ou le débit trop important, après remise en forme du signal, celui-ci n'est

plus identique au signal initial, l'information peut être entachée d'erreurs voire complètement perdue ! Ce phénomène de multi-trajets appelé **dispersion intermodale** engendre donc une **limite du débit maximum possible (bande passante) sur une distance donnée ou réciproquement de la portée de la fibre pour un débit donné**.

4.2.3.2. Solutions pour s'affranchir de la dispersion intermodale.

Il existe plusieurs possibilités pour limiter l'influence de la dispersion intermodale.

Fibre à gradient d'indice :

La première est de modifier le profil d'indice, par exemple en utilisant un profil à gradient d'indice (cf. Figure 59.c.) où l'indice décroît au fur et à mesure que l'on s'éloigne du centre de la fibre. La vitesse de la lumière étant inversement proportionnelle à l'indice de réfraction, le signal s'accélère lorsque le rayon s'éloigne du centre. Ainsi, bien que les rayons de plus grande inclinaison aient des trajectoires physiques plus longues, ils se déplacent plus vite en dehors du centre de la fibre que pour une fibre à saut d'indice ce qui réduit la différence de temps de trajets entre les trajectoires les plus longues et la trajectoire la plus courte. L'influence de la dispersion modale s'en trouve réduite.

Si on regarde l'exemple que nous prendrons en TD, pour une fibre de 1km, la différence de temps de trajets entre la trajectoire la plus lente et celle la plus rapide est :

- $\Delta\tau_{Saut\ d'indice} = 100\text{ns}$ pour une fibre à saut d'indice.
- $\Delta\tau_{Parabolique} = 0.25\text{ns}$ pour une fibre à profil parabolique.

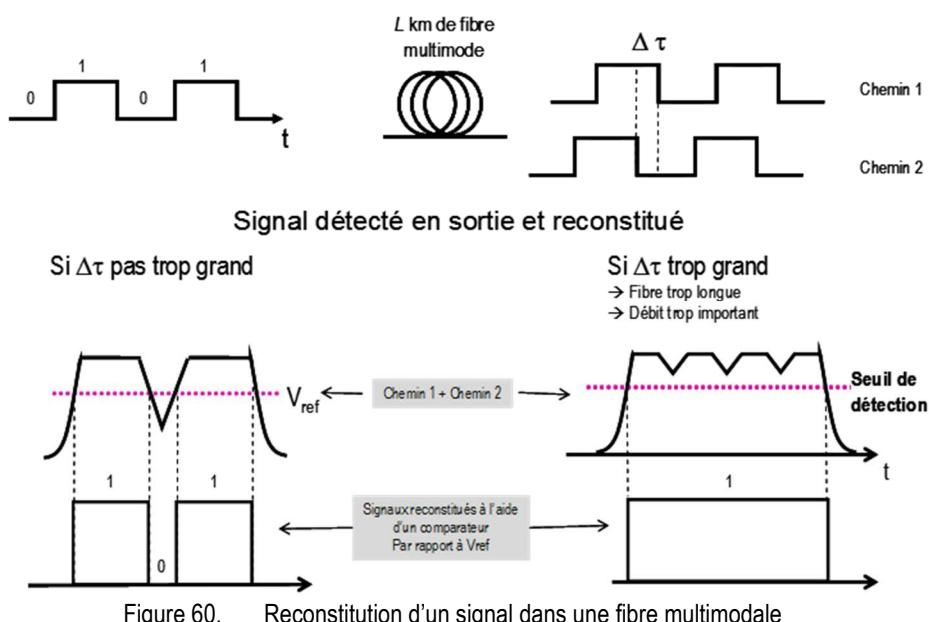


Figure 60. Reconstitution d'un signal dans une fibre multimodale

Si on considère que, pour ne pas commettre d'erreurs à la détection, l'écart temporel entre la trajectoire la plus lente et celle la plus rapide ne doit pas dépasser $\frac{1}{4}$ du temps bit avant détection (critère arbitraire), on peut en déduire le temps bit minimum (c'est-à-dire la période minimale de modulation) et donc le débit maximum autorisé sur une fibre :

- $T_{bit} > 4 \times \Delta\tau_{Saut\ d'indice} = 400\text{ns}$, soit un débit binaire max acceptable sur 1km de fibre de l'ordre de $1/T_{bit} = 2.5\text{ Mb/s}$
- $T_{bit} > 4 \times \Delta\tau_{Parabolique} = 1\text{ns}$, soit un débit binaire max acceptable sur 1km de fibre de l'ordre de $1/T_{bit} = 1\text{Gb/s}$

Fibre monomode transverse :

La deuxième solution est de limiter le nombre de trajectoires en fabriquant une fibre monomode où une seule trajectoire est permise. La suite du document explique ce qu'est un mode, son lien avec la trajectoire dans la fibre et comment en limiter le nombre (Figure 59.b).

4.3. Notion de mode transverse par approche interférentielle

Nous avons introduit la notion de mode par l'intermédiaire de ce que nous avons appelé la **dispersion intermodale** ou la notion de fibre **monomode** ou **multimode**. Dans ce paragraphe, nous allons préciser cette notion de mode dit **mode transverse** en montrant que parmi toutes les trajectoires décrites précédemment, seules certaines sont permises. Les autres sont interdites et ne se propagent pas. Les angles permis sont donc **quantifiés**. Cette notion de mode sera présentée dans un premier temps par une approche ondulatoire très pragmatique puis confirmée de manière plus formelle par les équations de Maxwell.

Jusqu'à présent, nous avons raisonné avec une approche géométrique. Cependant, nous avons omis l'**aspect ondulatoire** de la lumière. Or, puisque des faisceaux se croisent, il y a certainement des interférences. Le but de ce paragraphe est de déterminer la répartition d'énergie dans un plan transverse au guide. Ce guide sera choisi à saut d'indice pour simplifier les raisonnements. Cette répartition est-elle uniforme dans le cœur, à l'image de l'indice ou présente-t-elle des modulations (cf. Figure 61) ? C'est ce que nous allons voir dans ce paragraphe.

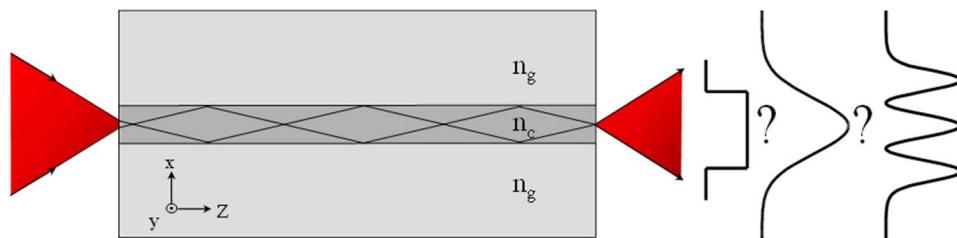


Figure 61. Répartition transverse de l'énergie dans un guide plan

4.3.1. Guide plan idéal : guide composé de deux miroirs plans sans pertes

Hypothèse simplificatrices

Une fibre à symétrie de révolution engendre des calculs relativement compliqués qui peuvent alourdir la compréhension de phénomènes relativement simples. De plus, les trajectoires peuvent potentiellement être hélicoïdales suivant la manière dont on y injecte la lumière (cf. Figure 62.b.), ce qui peut complexifier encore plus les calculs. Pour simplifier le raisonnement, nous allons donc étudier la **propagation d'une onde entre deux miroirs plans**, infinis suivant la direction y , séparés d'une distance $D_{coeur} = 2a$. Dans un premier temps, les miroirs seront supposés **sans pertes**. Ce modèle est celui du guide plan présenté Figure 55. L'indice du cœur est n_c . Pour simplifier, **nous nous limiterons de surcroit à l'étude des rayons méridiens** (cf. Figure 62.a.) qui suffisent à comprendre les quelques notions que nous cherchons à démontrer dans le cadre de ce cours. Pour le guide plan, nous nous limiterons donc aux rayons dans le plan $x-z$.

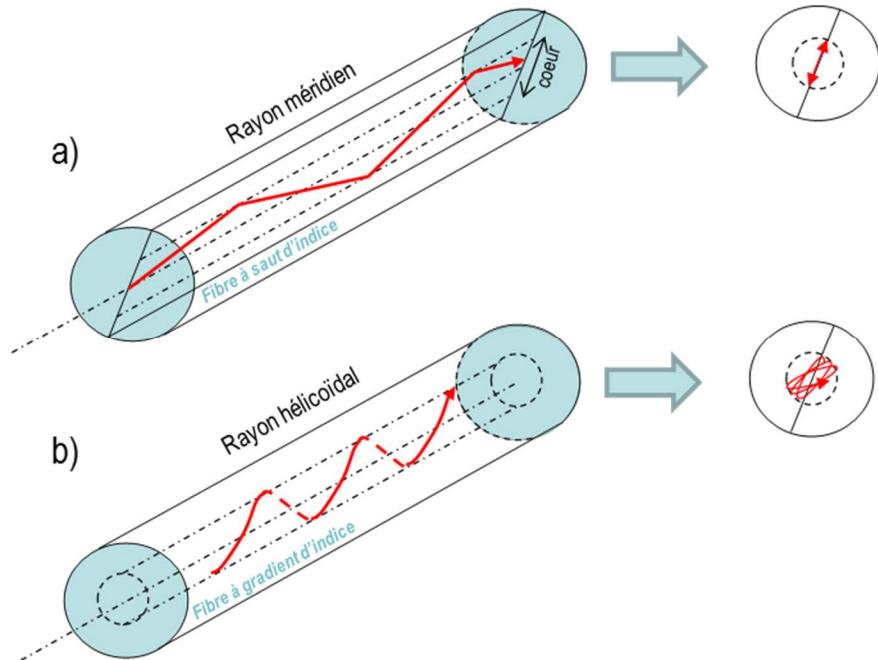


Figure 62. Rayons guidés dans le cœur d'une fibre multimode. a) Un rayon méridien est confiné sur un plan méridien à l'intérieur d'un cylindre dont le diamètre est celui du cœur. b) Un rayon hélicoïdal suit une trajectoire en hélice. Pour une fibre à profil parabolique, le projeté de la trajectoire est une ellipse stationnaire.

Un modèle simple pour s'affranchir de l'approche électromagnétique relativement compliquée est d'associer à chaque rayon lumineux une onde électromagnétique transverse plane (TEM selon la direction du rayon). Le champ électromagnétique total est la somme de ces ondes planes. L'onde est polarisée dans la direction y et son vecteur d'onde reste dans le plan $x-z$.

Un rayon de lumière faisant un angle θ avec le miroir supérieur (dans le plan $x-z$) se réfléchit puis se propage avec un angle $-\theta$ jusqu'au miroir inférieur, puis se réfléchit etc. Puisque le vecteur champ électrique est parallèle aux miroirs, **chaque réflexion s'accompagne d'un déphasage π** (sans que je ne vous l'ai introduit, c'est donc un véritable parachutage ! les plus curieux iront regarder dans la littérature la notion de facteur de réflexion de Fresnel) pour un miroir parfait, sans que ni l'amplitude, ni la polarisation ne varient.

4.3.1.1. Interférences dans le guide : Condition de guidage idéale dans un guide plan à miroir parfait

Comme on l'a vu au chapitre « interférences », si deux ondes cohérentes se superposent en phase, elles s'ajoutent. Par contre, si elles sont en opposition de phase, elles se soustraient, générant des interférences destructives et donc de l'obscurité.

Si on reprends le modèle de la propagation des rayons par réflexion totale interne de la Figure 55, dans une approche ondulatoire, on peut remplacer les rayons par des ondes planes comme sur la Figure 63. Elles sont représentées ici par des traits parallèles, perpendiculaires à la direction de propagation, qui représentent les plans équiphases où la phase de l'onde est un multiple de 2π .

Le principe du **guidage** de la lumière est que **son énergie doit rester confinée dans le cœur et se conserver lors de la propagation**. Ce qui revient à considérer que l'onde après deux réflexions doit être en phase avec l'onde initiale modulo 2π comme l'illustre la Figure 63 pour rester en interférence constructive et continuer de se propager.

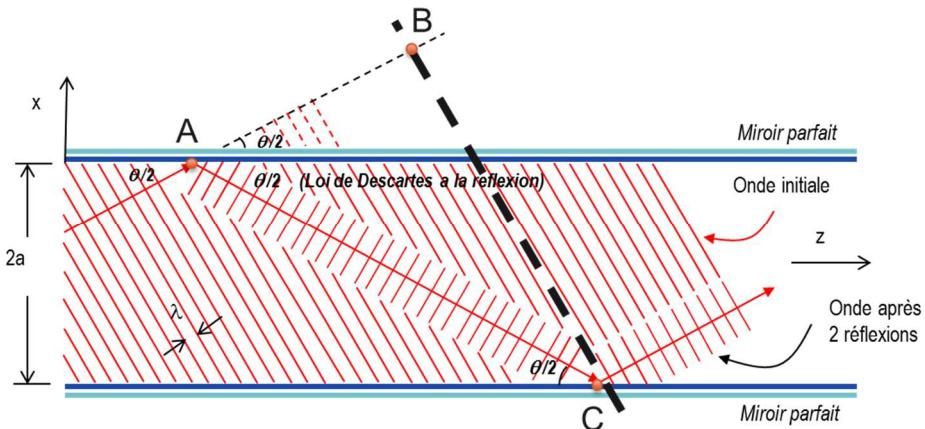


Figure 63. Condition de guidage : l'onde après deux réflexions doit être en phase avec l'onde initiale modulo 2π .

Ainsi, les deux ondes se séparant au point A doivent chacune avoir parcouru des chemins optiques jusqu'aux aux points B et C tels que leur différence doit être un multiple de la longueur d'onde. Ceci peut s'exprimer par l'équation suivante :

$$n_c(AC - AB) = m\lambda \quad m=1,2,3\dots \quad (7)$$

Si a est le rayon de la fibre, pour un angle θ , on peut remplacer, à l'aide de formules trigonométriques, AC et AB par ces expressions :

$$AB = AC \cos \theta \quad \text{et} \quad AC = \frac{2a}{\sin \theta/2}$$

Il reste :

$$D_{coeur} = 2a = m \frac{\lambda}{2n_c \sin \theta/2} \quad \text{avec } m=1,2,3\dots \quad (8)$$

Cette condition de guidage relie les paramètres physiques du guide (diamètre, indice) aux paramètres de l'onde y circulant (longueur d'onde et angle).

Cette équation peut être vue de différentes manières :

- Pour un guide donné (n_c et a fixés), on peut étudier pour une longueur d'onde donnée quels sont les angles permis dans le guide,
- Pour un guide donné (n_c et a fixés), on peut étudier quelles longueurs d'onde sont permises dans le guide
- On peut enfin choisir a priori les modes et les longueurs d'onde que l'on souhaite voir se propager dans le guide et fabriquer la fibre en fonction.

4.3.1.1.1. Mode guidés = angles permis et quantifiés

Prenons le cas d'une lumière monochromatique de longueur d'onde λ se propageant dans la fibre. Dans l'expression de la condition de guidage précédente (éq. (8)), on constate que pour a , n_c et λ fixés, il existe un angle donné θ_m pour chaque entier m pour que la condition de guidage soit satisfaite :

$$\theta_m/2 = \sin^{-1} \left(m \frac{\lambda}{2D_{coeur}n_c} \right) \quad (9)$$

Ainsi, on constate que les angles des rayons dont l'énergie est guidée sont quantifiés. Seuls certains sont permis. Les autres ne se propagent pas, même s'ils satisfont la condition de réflexion totale interne.

Un mode guidé correspond donc à un angle de propagation dans le guide

Application numérique

Prenons un guide de rayon $a = 4,5\mu\text{m}$ (soit $D_{coeur} = 9\mu\text{m}$) dans lequel se propage une lumière de longueur d'onde $\lambda = 1,55\mu\text{m}$.

$$\begin{array}{ll} m=1 & \rightarrow \theta_1/2=3.29^\circ \\ m=2 & \rightarrow \theta_2/2=6.77^\circ \\ m=3 & \rightarrow \theta_3/2=10.19^\circ \\ m=4 & \rightarrow \theta_4/2=13.64^\circ \\ m=5 & \rightarrow \theta_5/2=17.15^\circ \end{array}$$

Il est également important de noter que chaque angle dépend de λ .

4.3.1.1.2. Distribution transverse d'intensité

Si on reprend la Figure 55, on voit que pour un angle donné, des ondes vont se propager à la fois vers le haut avec un angle θ et vers le bas avec un angle $-\theta$ et vont donc se croiser. Ces ondes issues de la même source sont cohérentes et vont donc interférer. Ceci est illustré Figure 64. Figure a), on constate que des interférences constructives se forment lorsque le déphasage entre les deux ondes est un multiple de 2π . Cette figure d'interférence est constituée de **franges sinusoïdales** parallèles au plan $y0z$, elle ne dépend que de x , est indépendante de y et de z . Sur la figure b), on constate que plus l'angle entre les deux ondes est grand, plus l'interfrange est petit.

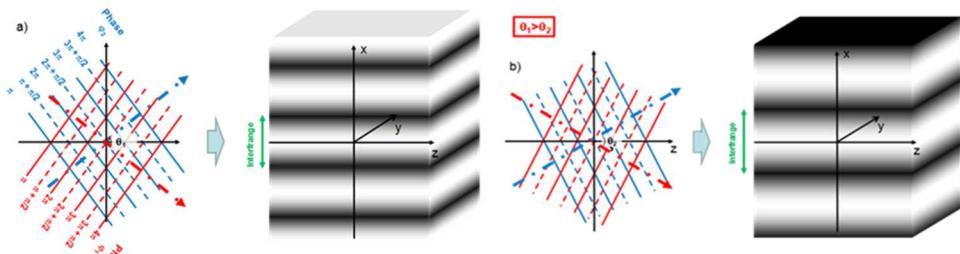


Figure 64. Interférences entre deux ondes planes. L'interfrange dépend de l'angle entre les deux ondes

Ainsi, deux ondes planes confinées dans un guide à miroirs parfaits vont générer des **franges d'interférences sinusoïdales parallèles à la direction de propagation** comme sur la Figure 65. Si on reprend les angles permis de l'équation (9), on pourrait montrer qu'ils correspondent à des situations où les interférences sont destructives sur les miroirs (Fig. gauche). S'il n'y pas d'énergie aux interfaces, la lumière reste guidée. Sinon, la lumière n'est plus guidée (Fig. droite) car une partie de l'énergie fuit dans la gaine au fur et à mesure des réflexions successives.

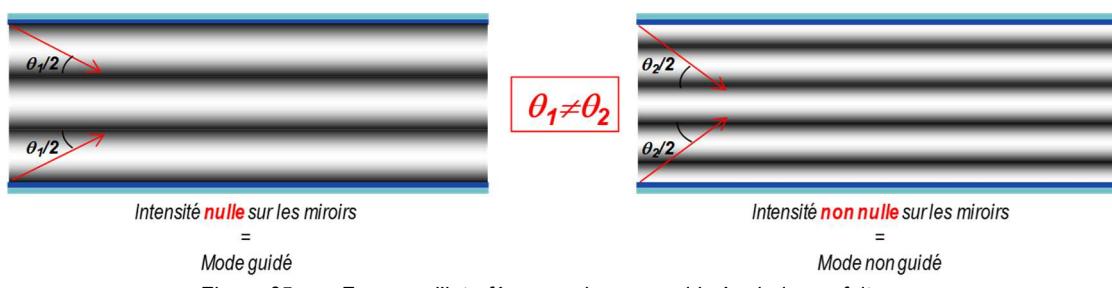


Figure 65. Franges d'interférences dans un guide à miroirs parfaits

La distribution transverse d'intensité pour chaque angle permis est présentée Figure 66. Chaque mode peut être vu comme une onde stationnaire dans la direction x , se propageant dans la direction z .

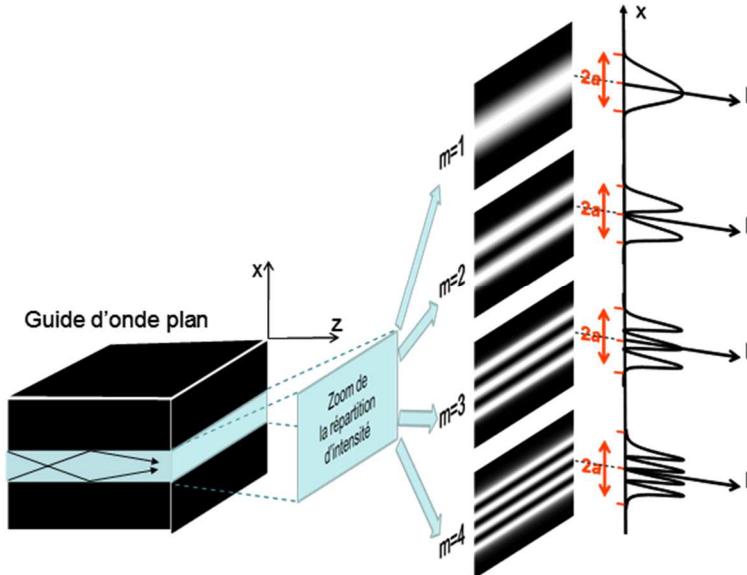


Figure 66. Répartition transverse de l'intensité d'un guide plan à miroir parfait, indépendant de z

On voit qu'il existe plusieurs cas possibles en fonction du nombre de franges visibles dans le cœur : m représente le nombre de franges visibles entre les deux miroirs. On appellera m l'ordre du mode. La répartition transverse d'intensité suivant x sera donc sinusoïdale dans le cœur, s'annulant sur les miroirs.

Un mode transverse guidé correspond donc à un angle de propagation dans le guide et une répartition transverse donnée.

Un mode transverse est un champ qui maintient sa répartition transverse et sa polarisation suivant la direction de propagation z .

Remarque :

$m = 0$ ne fournissant pas de solution, il n'est pas permis !

4.3.1.1. Nombres de modes guidés

Un sinus étant toujours inférieur à 1, d'après les expressions précédentes, on peut écrire :

$$\sin \theta_m / 2 = m \frac{\lambda}{2D_{coeur} n_c} < 1 \quad (10)$$

On en déduit alors une condition sur m :

$$m < \frac{2D_{coeur} n_c}{\lambda} \quad (11)$$

Le nombre de mode guidés peut donc s'écrire :

$$m_{max} < E \left[\frac{2D_{coeur} n_c}{\lambda} \right] \quad (12)$$

où E représente la partie entière.

Le nombre de modes augmente avec le rapport $\frac{2D_{coeur}n_c}{\lambda}$.

- Si $\frac{2D_{coeur}n_c}{\lambda} < 1$, aucun mode ne peut se propager.
- Si $1 < \frac{2D_{coeur}n_c}{\lambda} < 2$, seul le mode fondamental ($m=1$) peut se propager. Le guide est dit monomode transverse.

Application numérique

Reprendons un guide d'épaisseur $9\mu\text{m}$ dans lequel se propage une lumière de longueur d'onde $\lambda=1,55\mu\text{m}$.

Alors, le nombre maximum de mode pouvant se propager est $m < 16.95$.

Donc, seuls 16 modes peuvent se propager dans ce guide idéal à la longueur d'onde de $1.55\mu\text{m}$.

Pour aller plus loin

4.3.1.2. Constante de propagation

La composante suivant x de la constante de propagation k_0 s'exprime comme (Figure 67) :

$$k_{xm} = k_0 \sin(\theta_m/2) = m \frac{\pi}{D_{coeur} n_c} \quad (13)$$

Une onde guidée se compose de deux ondes planes distinctes se propageant dans le plan $x-z$, faisant un angle $\pm \theta/2$ avec l'axe z . Ses vecteurs d'onde ont des composantes $(k_x, 0, k_z)$ et $(-k_x, 0, k_z)$. Leur somme ou leur différence varie selon z en $\exp(-jk_z z)$. On peut alors dire que la constante de propagation suivant z d'une onde guidée est $\gamma = k_z = k_0 \cos \theta/2$. Ainsi, γ est quantifié :

$$\gamma_m = k_0 \cos(\theta_m/2) \quad (14)$$

Soit :

$$\gamma_m^2 = k_0^2 \cos^2(\theta_m/2) = k_0^2 (1 - \sin^2(\theta_m/2)) \quad (15)$$

Soit, d'après (10) :

$$\boxed{\gamma_m^2 = k_0^2 - \left(m \frac{\pi}{D_{coeur} n_c}\right)^2} \quad (16)$$

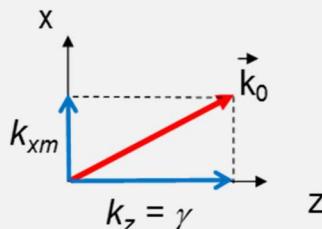


Figure 67. Constantes de propagation des ondes guidées. $\|\vec{k}_0\| = 2\pi/\lambda$

On constate que γ_m varie avec m . γ étant reliée à la vitesse de propagation des modes suivant z , chaque mode se déplace à une vitesse différentes des autres. Cohérent avec le fait que les longueurs de trajectoires ne soient pas les mêmes.

4.3.1.3. Équation de dispersion

La relation entre la constante de propagation γ et la fréquence angulaire ω est une relation caractéristique importante d'un guide, connue sous le nom d'**équation de dispersion**.

Pour un milieu homogène infini, la relation est simple, a été vu à l'équation 24 et s'exprime comme :

$$\boxed{\omega = c\gamma} \quad (17)$$

Pour le mode m d'un guide plan à miroir parfait, γ_m et ω s'exprime d'après (16) comme :

$$\boxed{\gamma_m^2 = \frac{\omega^2}{c^2} - \left(m \frac{\pi}{D_{coeur} n_c}\right)^2} \quad (18)$$

Nous verrons pour le guide diélectrique, et a fortiori pour la fibre optique à symétrie de révolution, que cette équation de dispersion (et donc sa résolution) est beaucoup plus complexe et n'admet pas de solution analytique.

4.3.2. Guide plan diélectrique

On considère cette fois un guide diélectrique, c'est-à-dire un milieu d'indice n_c entouré par un milieu d'indice n_g . La réflexion a donc lieu sur les dioptres cœur/gaine et non plus sur des miroirs parfaits.

4.3.2.1. Nombre de modes guidés

Nous venons de voir, lorsque l'on choisit E nul au bord dans un guide à miroirs parfaits, quels angles peuvent se propager dans le guide :

$$\theta_m/2 = \sin^{-1} \left(m \frac{\lambda}{2D_{coeur} n_c} \right) \quad (19)$$

avec $m=1,2,3\dots$

A la différence d'un miroir parfait qui réfléchit identiquement quel que soit l'angle d'incidence, **pour un diélectrique, la réflexion dépend de l'angle** et il existe un angle limite pour lequel la réflexion n'est plus totale (cf. §1.1.2.3). Cela introduit une condition angulaire de guidage par réflexion totale interne (cf eq.(5)):

$$\frac{\theta_c}{2} = \frac{\pi}{2} - i_c = \frac{\pi}{2} - \sin^{-1} \left(\frac{n_g}{n_c} \right) = \cos^{-1} \left(\frac{n_g}{n_c} \right)$$

Donc, pour qu'un mode soit guidé, il existe une condition supplémentaire par rapport au miroir parfait :

$$\frac{\theta_m}{2} < \frac{\theta_c}{2}$$

Soit :

$$\sin^{-1} \left(m \frac{\lambda}{2D_{coeur} n_c} \right) < \cos^{-1} \left(\frac{n_g}{n_c} \right) \quad (20)$$

Un mode m est guidé si :

$$m < \frac{2D_{coeur} n_c}{\lambda} \sin \left(\cos^{-1} \left(\frac{n_g}{n_c} \right) \right) \quad (21)$$

Bien que certains modes puissent a priori être guidés dans une structure à miroirs parfaits, dans un guide diélectrique, si ces modes ne satisfont pas la condition de réflexion totale, ils s'annulent au fur et à mesure de la propagation en subissant des pertes à chaque réflexion.

Application numérique

En reprenant l'exemple du §4.2.1 avec $D_{coeur} = 9\mu\text{m}$ (dimensions d'une fibre monomode standard SMF28), alors :

- Si $\lambda = 1,55\mu\text{m}$, $m < 1,4 \rightarrow$ seul le mode fondamental $m = 1$ faisant un angle $\theta_2/2$ par rapport à z est guidé. **Le guide est dit monomode.** Ceci correspond bien à l'application numérique précédente où l'on constate que $\theta_2/2 = 6.77^\circ$ est supérieur à l'angle limite de RTI $\theta_c/2 = 4.74^\circ$
- Si cette fibre monomode dans l'IR est utilisée dans le vert ($\lambda = 0,4\mu\text{m}$), alors $m < 5.42 \rightarrow$ 5 modes peuvent se propager : les modes $m = 1, 2, 3, 4$ et 5 .

Pour ajuster le nombre de modes transverses guidés, on peut jouer sur la longueur d'onde λ , la taille de guide $D_{coeur}=2a$ et l'angle critique $\theta_c/2$ (en jouant sur n_c et n_g).

- Plus $\lambda \downarrow$, plus $m \uparrow$.
- Plus $D_{coeur} \downarrow$, plus $m \downarrow$
- Plus $\theta_c/2 \downarrow$, plus $m \downarrow$

Donc, pour rendre le guide monomode, c'est-à-dire que seul le mode fondamental $m=1$ se propage, il faut diminuer la taille du guide ou diminuer $\theta_c/2$ (en augmentant n_g par rapport à n_c).

4.3.2.2. Longueur d'onde de coupure

On sait que pour qu'un mode soit guidé, il faut remplir la condition $\frac{\theta_c}{2} < \frac{\theta_m}{2}$.

On voit donc que pour un mode donné m , dans un guide donné (a , n_c et n_g fixés), on peut définir une condition sur la longueur d'onde pour l'existence d'un mode :

$$\lambda < \lambda_{cm} = \frac{2D_{coeur}n_c}{m} \sin\left(\cos^{-1}\left(\frac{n_g}{n_c}\right)\right) \quad (22)$$

Application numérique :

$\lambda_{c1} = 2.17\mu m$	\rightarrow Le mode 1 existe si $\lambda < 2.17\mu m$
$\lambda_{c2} = 1.08\mu m$	\rightarrow Le mode 2 existe si $\lambda < 1.08\mu m$
$\lambda_{c3} = 0.72\mu m$	"
$\lambda_{c4} = 0.54\mu m$	"
$\lambda_{c5} = 0.43\mu m$	"

Le guide est donc monomode si la longueur d'onde est comprise entre λ_{c1} et λ_{c2} , soit $1,08\mu m < \lambda < 2,17\mu m$

Pour $\lambda=0.4\mu m$, on retrouve bien que 5 modes se propagent car $\lambda < \lambda_{c5}$.

4.3.3. Correction du modèle utilisé

Dans le modèle précédent du guide diélectrique, nous avons omis le fait que, lorsque $n_c < n_g$ et que $\frac{\theta}{2} < \frac{\theta_c}{2}$, c'est-à-dire que l'on se place dans le cas de la réflexion totale, la réflexion d'une onde fait apparaître un déphasage $\varphi(\theta/2)$ relativement complexe qui dépend de l'angle d'incidence $\theta/2$ et de la polarisation de l'onde (cf. coefficients de Fresnel)

Ceci modifie la valeur du déphasage entre les deux ondes réfléchies sur les deux dioptres. Ce déphasage dépend à la fois de l'angle d'incidence mais aussi de la polarisation de la lumière. Il convient alors de distinguer deux types de polarisation :

- Mode TE (Transverse Électrique): le champ électrique est polarisé perpendiculairement au plan x-z,
- Mode TM (Transverse Magnétique) : le champ magnétique est polarisé perpendiculairement au plan x-z.

La condition de guidage est alors différente du guide à miroir parfait (9) et diffère suivant la polarisation étudiée. Les miroirs n'étant plus parfaits, le champ n'est plus nul aux interfaces. La condition de guidage abouti à l'expression d'une équation transcendante, **appelée équation de dispersion**, qui ne possède pas de solution analytique. La résolution est numérique ou graphique et permet de trouver les angles permis dans le guide et montre alors que **le champ dans la gaine n'est plus nul mais prend l'expression d'une onde évanescante** : le champ décroît exponentiellement dans la gaine (Il est toujours sinusoïdal dans le cœur). Cette répartition est illustrée Figure 68 pour les modes TE_0 , TE_1 , TE_2 et TE_3 .

De plus, contrairement au cas où on ne tient pas compte de ce déphasage, ici, $m=0$ est permis. Ceci engendre qu'il n'existe pas de longueur d'onde de coupure absolue pour un guide symétrique. Le mode $m=0$ se propage toujours. Par contre, **$m=0$ ne correspond pas à $\theta=0$ mais au plus petit angle guidé dans le guide.**

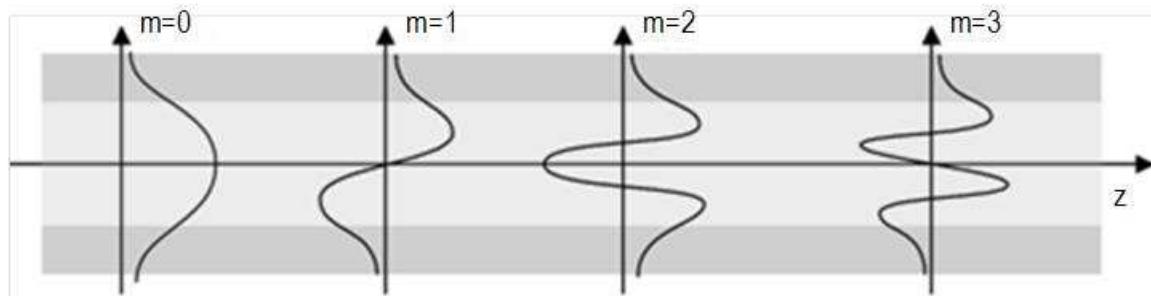


Figure 68. Distribution transverse du champ électrique pour un mode guidé TE dans un guide diélectrique. A comparer avec la Figure 66 dans le cas d'un guide à miroir parfait..

4.4. Résolution formelle à partir des équations de Maxwell

4.4.1. Cas général

Jusqu'à présent, nous avons utilisé un modèle simplifié pour décrire les conditions de guidage et l'apparition de modes guidés, avec les limites que nous venons d'énoncer. Cependant, si on prend en compte le déphasage à l'interface cœur-gaine pour un guide plan, le modèle reste complet. Par contre, ce modèle est très difficilement utilisable dans le cas d'une fibre à symétrie de révolution ! Imaginez les calculs d'interférences avec des trajectoires hélicoïdales !

Il est heureusement possible de résoudre ce problème de manière rigoureuse dans le cas du guide plan aussi bien que dans le cas d'une fibre optique à symétrie de révolution à partir des équations de Maxwell. Pour ne pas alourdir le document, je ne présenterai ici que les différentes étapes de résolution du problème sans entrer dans les détails de calculs.

Hypothèse

La mathématique des équations de Maxwell nous instruit que l'ensemble des solutions électromagnétiques du problème du guide forme un espace vectoriel dont les modes propres forment une base. Une solution quelconque pourra donc être représentée comme une combinaison linéaire de modes de la structure.

Le point de départ est l'équation de propagation pour le champ électrique (11) du §2.1.1 simplifiée parce que l'on considère le milieu **diélectrique pur, sans charge ni courant** mais qui reste valable dans un milieu dont l'indice n varie lentement sur une longueur égale à la longueur d'onde.

Ces simplifications entraînent pour les équations de Maxwell :

- Pas de charges $\rightarrow \rho = 0$
- Donc, le milieu ne peut générer de courant $\rightarrow \mathcal{J} = 0$
- Donc sa conductivité est nulle $\rightarrow \sigma = 0$

Les équations de Maxwell deviennent :

$$\begin{cases} \text{rot} \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t} \\ \text{div} \mathbf{B} = 0 \end{cases} \quad \begin{cases} \text{rot} \mathbf{B} = \epsilon \mu \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} \\ \text{div} \mathbf{E} = 0 \end{cases} \quad (23)$$

L'équation de propagation de \mathbf{E} se trouve en éliminant \mathbf{B} :

$$\begin{aligned} \text{rot}(\text{rot} \mathbf{E}) &= \text{grad}(\text{div} \mathbf{E}) - \Delta \mathbf{E} = \epsilon \mu \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} \\ \boxed{\epsilon \mu \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} - \Delta \mathbf{E} = 0} \end{aligned} \quad (24)$$

Les modes guidés sont les solutions de cette équation, si elles existent, en forme d'onde progressive le long de l'axe du guide, c'est-à-dire avec une dépendance en :

$$\mathbf{E}(r, t) = E(x) e^{i(\omega t - \gamma z)} \quad (25)$$

où γ est une quantité a priori inconnue que l'on devra extraire de l'équation de propagation et qui **est appelée constante de propagation (c'est la même variable qu'au §4.3.1.2)**.

Pour une solution sinusoïdale de pulsation ω , l'équation de propagation²⁵ devient :

$$\frac{\partial^2 \mathbf{E}(\mathbf{r})}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 \mathbf{E}(\mathbf{r})}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 \mathbf{E}(\mathbf{r})}{\partial z^2} + \frac{\omega^2 n^2}{c^2} \mathbf{E}(\mathbf{r}) = 0 \quad (26)$$

Le principe est de résoudre cette équation (en coordonnées polaires pour une fibre), dans les deux régions du guide (coeur et gaine) en établissant des **conditions aux limites** qui **sont la continuité du champ et de sa dérivée aux interfaces**. La solution générale de l'expression transverse du champ est alors :

$$\mathbf{E}(x) = A e^{j\alpha x} + B e^{-j\alpha x} \quad (27)$$

avec

$$\alpha^2 = \frac{\omega^2 n^2}{c^2} - \gamma^2 \quad (28)$$

Pour une pulsation ω donnée, en tenant compte des conditions aux limites, **3 cas se présentent**

- Si $\gamma > \omega n / c > \omega n_g / c$ \rightarrow les solutions ont une constante de propagation γ imaginaire pure. La solution générale devient une somme d'exponentielle décroissante. Le champ est alors exponentiel dans les trois régions \rightarrow **Pas de réalité physique**

²⁵ Il existe les mêmes équations pour le champ magnétique \mathbf{B} .

- Si $\omega n_c/c > \gamma > \omega n_g/c$ → le champ est exponentiel décroissant dans les régions 1 et 3 et sinusoïdal dans la région 2 → L'énergie est confinée au voisinage du cœur et fait apparaître une onde évanescante dans la gaine.
- Si $\omega n_c/c > \omega n_g/c > \gamma$ → le champ est sinusoïdal dans les trois régions → Pas de confinement du champ

La constante de propagation γ dans le guide doit être comprise entre $\omega n_g/c$ et $\omega n_c/c$ pour des milieux d'indice n_g et n_c lorsque ces derniers sont illimités

On pourrait montrer que cette condition est identique à la condition de réflexion totale trouvée précédemment.

Cette méthode ne permet d'obtenir des solutions analytiques que dans des cas très simples (guide plan). Sinon, on doit se contenter d'un résolution graphique pour déterminer la valeur de γ .

4.4.2. Résolution dans le cas du guide planaire à saut d'indice

Dans ce cas, le guide est infini suivant la direction y et l'indice est constant dans le cœur et dans la gaine.

Dans ce cas, après quelques simplifications :

- Structure planaire → $\partial/\partial\gamma = 0$
- Propagation suivant z → $\partial/\partial z = -j\beta$
- Dépendance temporelle → $\partial/\partial t = -j\omega$

On obtient un jeu de 6 équations :

$$\left[\begin{array}{cccccc} -j\epsilon_0\mu_0n^2\omega & 0 & j\beta & 0 & 0 & 0 \\ 0 & -j\epsilon_0\mu_0n^2\omega & \partial/\partial x & 0 & 0 & 0 \\ -j\beta & -\partial/\partial x & j\omega & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & j\omega & 0 & j\beta \\ 0 & 0 & 0 & 0 & j\omega & \partial/\partial x \\ 0 & 0 & 0 & -j\beta & -\partial/\partial x & -j\epsilon_0\mu_0n^2\omega \end{array} \right] \begin{bmatrix} E_x \\ E_z \\ B_y \\ B_x \\ B_z \\ E_y \end{bmatrix} = 0 \quad \left. \begin{array}{l} \text{TM} \\ \text{TE} \end{array} \right\} \quad (29)$$

On constate que les trois premières équations sont indépendantes des 3 dernières. Les trois premières correspondent au cas TM alors que les 3 dernières correspondent au cas TE.

De ces deux jeux de trois équations, on peut extraire :

$$\begin{aligned} \frac{\partial^2 E_y(x)}{\partial x^2} + \left(\frac{\omega^2 n^2}{c^2} - \gamma^2 \right) E_y(x) &= 0 \\ \frac{\partial^2 B_y(x)}{\partial x^2} + \left(\frac{\omega^2 n^2}{c^2} - \gamma^2 \right) B_y(x) &= 0 \end{aligned} \quad (30)$$

La résolution de ces deux équations et l'application des conditions aux limites permet de remonter au profil du champ dans le cas TE ou TM, via une équation de dispersion transcendante comme pour le modèle précédent.

Par exemple, dans le cas TE, on retrouve une équation de dispersion et une répartition du champ identique à celles trouvées au paragraphe 4.3.3.

4.4.3. Résolution dans le cas de la fibre

Pour simplifier les calculs, pour une fibre à symétrie de révolution, il convient de travailler en coordonnées polaires.

γ qualifie la vitesse de propagation ou la longueur géométrique d'une période suivant z !

En supposant la continuité de E et de sa dérivée en $r = a$, si on résout l'équation dans le cas d'une fibre à saut d'indice, on trouve :

- Si $r < a$ (cœur), alors : $E \propto$ fonction de Bessel de première espèce
- Si $r > a$ (gaine), alors : $E \propto$ fonction de Bessel modifiée

On considère dans un premier temps que le guide est isotrope (invariance par rotation : pas de différence entre x et y). La base de polarisation linéaire et orthogonale choisie peut-être la base x et y . Les combinaisons de modes trouvés sont alors dites de type LP (Linear Polarization) et sont en réalité des solutions approchées.

L'introduction de **conditions aux limites** fait apparaître une équation de dispersion, généralement compliquée qui permet graphiquement de définir l'existence de telle ou telle solution, comme nous avons pu le constater avec l'approche géométrique. En réalité, à une dimension (guide plan), le confinement suivant l'axe x faisait apparaître un et un seul nombre de quantification m . Dans le cas d'une fibre, le confinement est suivant deux variables, il fait donc apparaître deux nombres quantiques pour caractériser chacun d'entre elles :

- Suivant le rayon r : confinement à l'intérieur du cœur : un nombre quantique l .
- Suivant l'angle θ : après une rotation multiple de 2π , le champ doit revenir égal à lui-même : un nombre quantique m .

Cette relation de dispersion permet de déterminer la constante de propagation guidée γ .

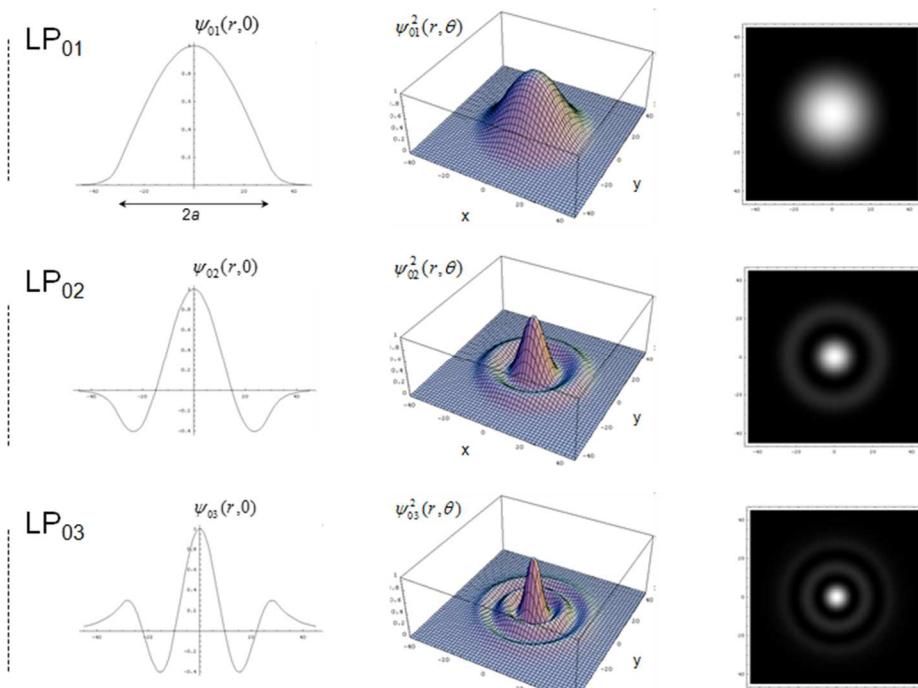


Figure 69. Modes LP₀₁, LP₀₂, et LP₀₃ dans une fibre à saut d'indice. Ψ correspond au champ électrique E .

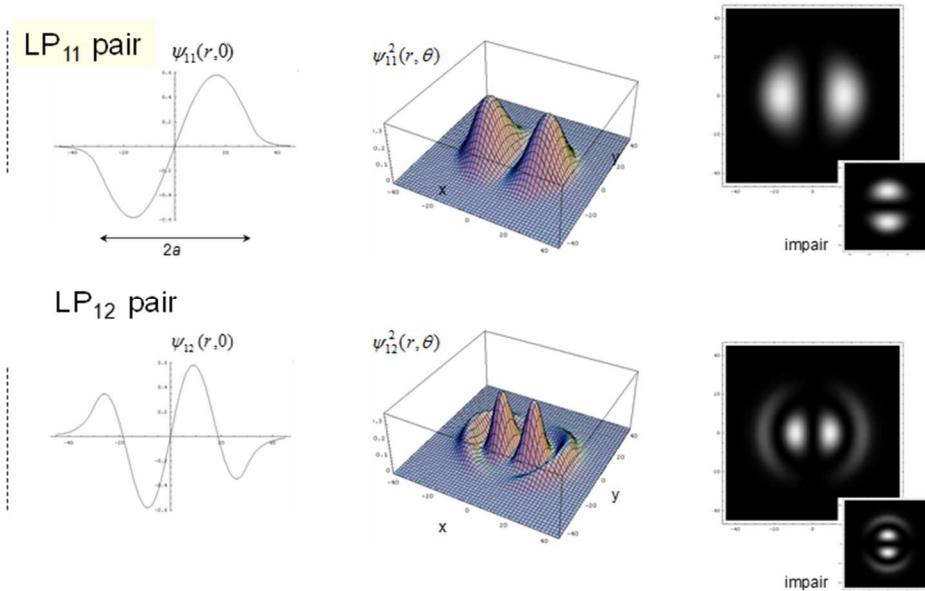


Figure 70. Modes LP_{11} et LP_{12} dans une fibre à saut d'indice.

Pour l fixé, il existe un nombre fini de solutions de l'équation de dispersion $m = 0, 1, 2, 3\dots$. Le mode correspondant est noté LP_{lm} . Cette condition d'existence de chaque mode se traduit par l'apparition de fréquence de coupure comme on l'a vu dans le modèle précédent.

Dans le cas d'une fibre à saut d'indice, les premières solutions ont l'allure ci-dessous.

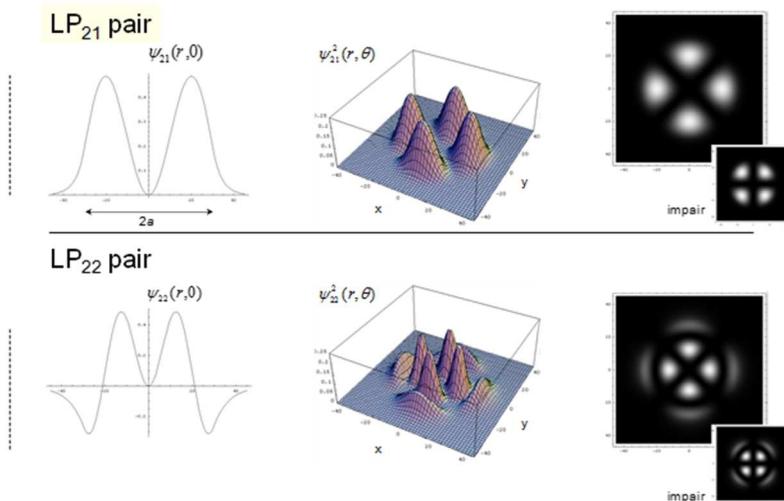


Figure 71. Modes LP_{21} et LP_{22} dans une fibre à saut d'indice.

Après injection dans la fibre, la lumière va se répartir suivant les différents modes pouvant exister (en fonction de la pulsation).

Remarque :

Il arrive que l'on puisse avoir deux modes différents avec la même constante de propagation γ . On dit alors qu'ils sont dégénérés. Par exemple, dans une fibre circulaire, une rotation de 90° autour de l'axe transformera toute solution en une autre solution, généralement indépendante de la première mais avec la même constante de propagation. Idem pour les solutions paires et impaires.

5. Le laser

« La lumière du laser est beaucoup plus disciplinée que celle du soleil ²⁶»

Lien avec les autres enseignements de l'école

- Phy101 (Micro et Nano-Physique) : Confinement de la lumière ↔ Confinement d'une particule dans un puits
- COM103 (Propagation) : Guide d'onde
- SOCOM204

²⁶ Evelyn Gil, « D'où vient la lumière laser ? » ed. Le Pommier, 2006

Le développement des télécommunications optiques depuis le début des années 80 est sans conteste lié à la mise au point de sources de lumière à la fois très intenses et très cohérentes que sont les lasers. Un laser peut être considéré comme une source de lumière quasi-monochromatique, plane et de grande intensité (ou énergie). Le mécanisme de ce type d'émission lumineuse est différent de celui d'une source de lumière classique telle le soleil, la lampe à incandescence, etc.

Le but de cette partie n'est pas de faire un cours exhaustif sur le fonctionnement d'un laser. Cela pourrait en effet prendre plusieurs dizaines d'heures tant la diversité des lasers est grande (laser à gaz, à semi-conducteur, solide, à colorant...), tant la mise en œuvre peut être variée (laser à cavité Fabry Perot, laser en anneau, laser DFB...) et tant le fonctionnement peut être complexe (régime statique, régime dynamique, fonctionnement proche et loin du courant de seuil...).

Cette partie se veut donc volontairement très simpliste, avec une approche très pragmatique, sans mathématiques complexes, ce qui alourdirait le discours. Il s'agit donc d'une vulgarisation qui pourra être approfondie plus tard. En plus de décrire le fonctionnement d'un laser, nous en profiterons pour décrire et comparer le fonctionnement des différents émetteurs de lumière qui nous entourent comme, le rayonnement thermique, les sources luminescentes dont la LED est un exemple ou encore l'amplificateur optique qui a révolutionné le monde des télécommunications dans les années 90.

Le mot « laser » est une abréviation anglo-saxonne signifiant « Light Amplification by Stimulated Emission of Radiation ». Quel que soit le type de laser, un laser est constitué de trois éléments :

1. Un amplificateur de lumière utilisant l'émission stimulée,
2. Un résonateur optique,
3. Un couplage avec l'extérieur.

Les premiers oscillateurs - et résonateurs – sont essentiellement les cavités (ou interféromètres) de Fabry-Perot et furent construits en 1890 à l'aide de deux miroirs plans se faisant face. La mise au point de l'amplificateur s'échelonna de 1917 (postulat de l'émission stimulée par Einstein) à 1950 (pompage optique de Kastler). La première réalisation d'un laser date de 1960 (Maiman).

Un système amplificateur est, dans le cas général, un système qui lorsqu'il est soumis à un champ oscillant de fréquence ω et d'amplitude E_{in} fournit à sa sortie un champ E_{out} dont l'amplitude et la phase ont été modifiées :

$$E_{out} = \sqrt{G} e^{i\varphi} E_{in} \quad (31)$$

avec G le gain de l'amplificateur et φ son déphasage.

Cette amplification est basée sur le phénomène d'émission stimulée ou émission induite, caractéristique essentielle de l'interaction entre un système matériel quantique (atomique, moléculaire, semi-conducteur...) et le rayonnement électromagnétique, prédit dès 1917 par Einstein. Pour bien comprendre l'émission stimulée, il est essentiel de revenir au principe général d'émission de lumière. C'est ce que nous ferons dans une première partie. Puis, nous nous attarderons sur un type d'émission, la luminescence, principe sur lequel s'appuient les diodes électro-luminescentes. Nous verrons ensuite le fonctionnement des amplificateurs de lumière utilisant le principe de l'émission stimulée pour enfin décrire le fonctionnement d'un laser.

5.1. Principe de l'émission de lumière

Si l'on revient sur les constituants de la matière, on sait qu'elle est faite d'assemblage d'atomes parfois assemblés sous forme de molécules et que ces atomes sont eux-mêmes constitués de particules subatomiques qui pour certaines sont chargées positivement (protons) et d'autres négativement (électrons) (Figure 72).

Nous avons dit dans la première partie de ce manuscrit au §2.1.2 que la lumière était un phénomène physique de transport d'énergie sans transport de matière qui consistait en la génération d'un champ électro-magnétique oscillant temporellement tout en se propageant spatialement.

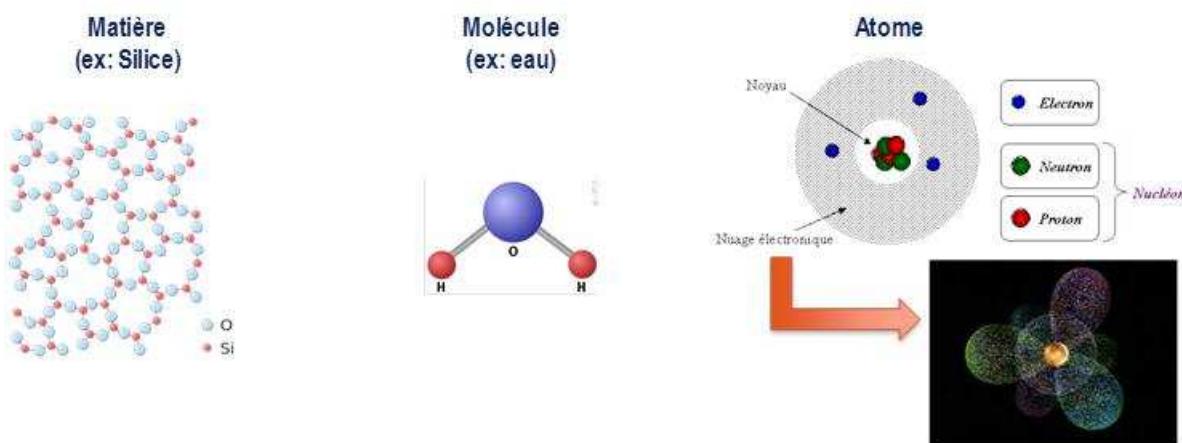


Figure 72. Représentation schématique de la matière et de ses constituants : molécules et atomes.

Pour générer une onde électromagnétique qui se propage, il suffit donc de faire osciller une particule chargée (que l'on considérera comme un dipôle) à la fréquence désirée. L'émission de lumière se fait donc sous l'action d'une perturbation électromagnétique qui fait vibrer l'atome (Figure 73), initialement dans un état excité (état nommé $|b\rangle$) et le couple avec un autre état de moindre énergie (état nommé $|a\rangle$). Pendant le changement d'état de $|b\rangle$ vers $|a\rangle$, l'atome se comporte comme une antenne et rayonne un champ. Celui-ci transporte l'énergie perdue par l'atome.

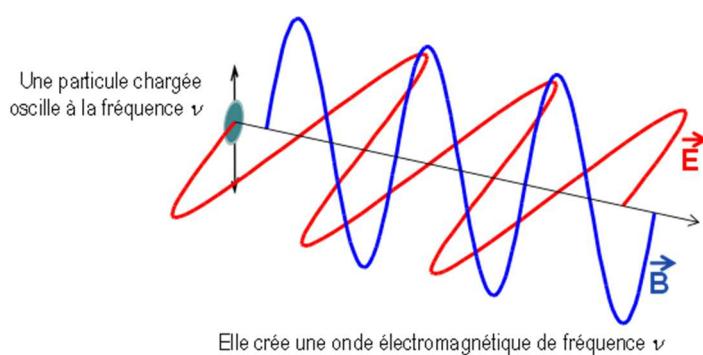


Figure 73. Émission d'une onde électromagnétique par une particule chargée (\mathbf{E} et \mathbf{B} sont en quadrature)

C'est comme ceci que l'on génère par exemple une onde radio-fréquence en appliquant à un conducteur un courant alternatif (Figure 74, gauche). De la même manière, pour une antenne réceptrice comme les antennes de réception de la télévision que l'on a sur nos toits, c'est cette fois le champ électromagnétique incident qui fait osciller un dipôle de l'antenne qui, à son tour, va générer un courant alternatif portant l'information sur le signal (Figure 74, droite).

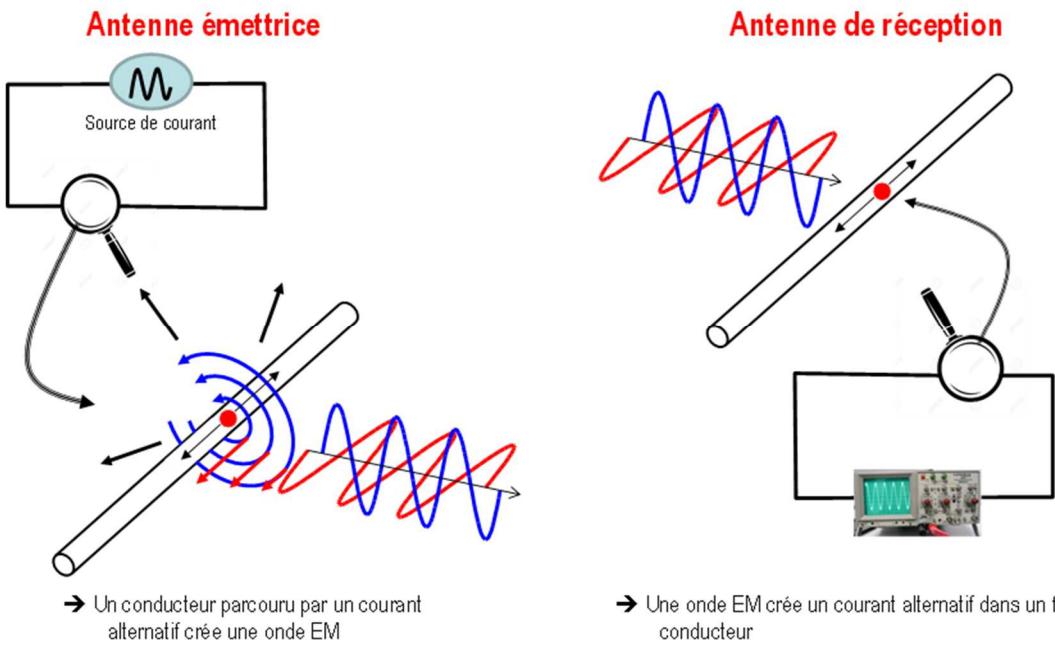


Figure 74. Principe de l'émission (gauche) et de la réception de signaux radio-fréquence

Maintenant que l'on s'est remis à l'esprit cela, il convient de classer l'émission de lumière en trois domaines dont les caractéristiques spectrales, temporelles et spatiales sont bien différentes :

- le rayonnement thermique,
- la luminescence,
- le rayonnement stimulé (laser).

5.2. Le rayonnement thermique

La température d'un corps est liée à l'agitation des molécules et des atomes et des particules qui les forment. Or, les charges électriques en mouvement émettent des ondes électromagnétiques. Donc, **tout corps porté à une certaine température émet des ondes EM**, c'est ce que l'on appelle **le rayonnement thermique**. C'est Planck qui a mis en équation ces émissions lumineuses d'origine thermique. Sans rentrer dans les détails, il a montré que les caractéristiques de ce rayonnement dépendent de la température. Notamment, la loi de Planck déduite de la loi de Wien (courtes longueurs d'onde) et la loi de Rayleigh-Jeans (grandes longueurs d'onde) montrent que la longueur d'onde centrale du spectre d'émission est inversement proportionnelle à la température. Ainsi, un corps qui rayonne dans le rouge est plus froid qu'un corps qui rayonne dans le bleu (même si le code couleur des robinetteries indique le contraire !!!).

Le propre du rayonnement thermique est de comporter un grand nombre de longueurs d'onde émises dans toutes les directions. Ainsi le soleil émet non seulement un spectre dans l'ensemble du visible mais également dans l'UV et l'IR. **Une des principales caractéristiques de ce type de rayonnement est d'être complètement désordonné : émission dans toutes les directions, sur un spectre continu de fréquences (ou longueurs d'onde), pas de relation de phase entre les différents photons émis...** En termes plus scientifiques, on dira que **le rayonnement thermique est incohérent**. On y reviendra par la suite.

Planck, en 1901, dans le cas d'un grand nombre de particules indiscernables, a donné l'expression de la densité volumique et spectrale d'énergie ρ_ν de ce type de rayonnement :

$$\rho_\nu = \frac{8\pi h\nu^3}{c^3} \frac{1}{e^{h\nu/k_B T} - 1} \quad (32)$$

avec k_B la constante de Boltzmann.

Comme nous venons de le dire, ce type d'émission s'effectue sur un spectre très large de plusieurs centaines de téra-Hertz (plusieurs micromètres en longueur d'onde dans le vide), bien loin des caractéristiques des lasers et même des diodes électroluminescentes que nous décrirons plus loin (Figure 75, droite).

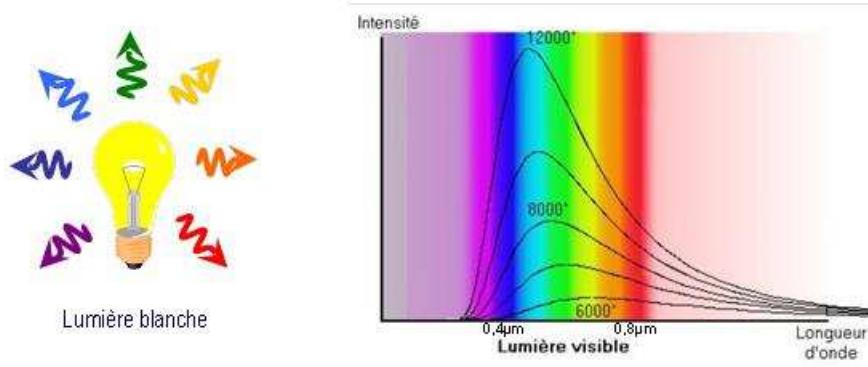


Figure 75. Vision schématique de l'émission d'une lampe à incandescence (gauche). Densité spectrale de puissance d'une source thermique en fonction de la longueur d'onde pour différentes températures (droite).

Dans notre quotidien, les sources de lumière sont en général produites par un rayonnement thermique comme on peut le voir sur la Figure 76. L'exemple le plus évident est le soleil mais l'ampoule à incandescence, le métal en fusion et même un corps humain émettent ce type de lumière, le centre du spectre d'émission dépendant de la température²⁷.

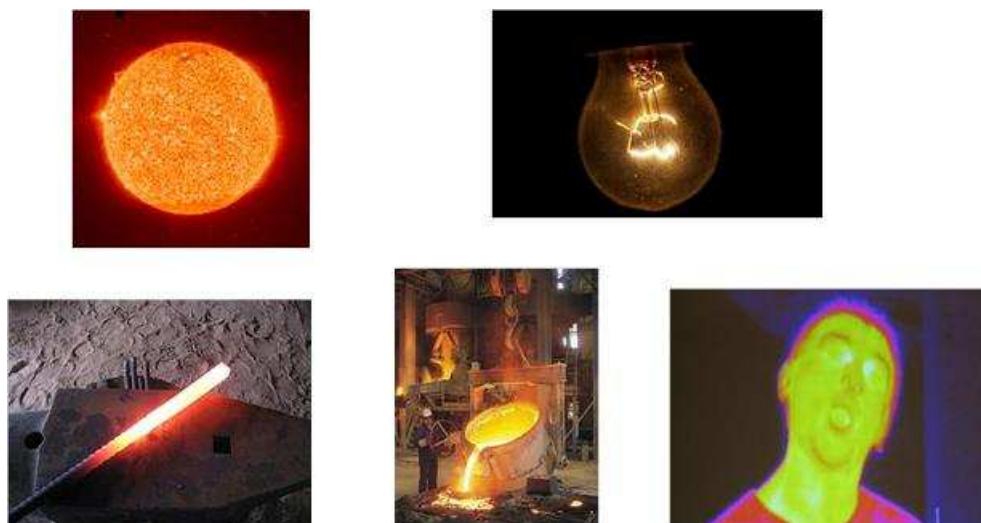


Figure 76. Différents exemples de source de rayonnement thermique. a) Le soleil b) Une lampe à incandescence c) du métal chauffé. d) Du métal en fusion e) Le rayonnement d'un individu vu par une caméra thermique (où les codes couleur sont inversés (rouge plus chaud que le bleu) et transposés (la longueur d'onde d'émission d'un corps humain étant autour de 10 μm)).

²⁷ A l'équilibre thermodynamique, état atteint par le système si on le laisse évoluer suffisamment longtemps sans apport d'énergie provenant de l'extérieur, les niveaux d'énergie ont une occupation moyenne qui décroît avec la valeur de l'énergie et ce d'autant plus rapidement que la température est basse. Lorsqu'il part d'un état initial hors équilibre contenant donc des constituants excités (atomes, molécules, ...), le système va évoluer en permettant aux constituants de perdre leur énergie excédentaire, énergie qui sera soit évacuée par rayonnement d'onde électromagnétique, soit conservée dans le système sous forme de chaleur contribuant à fixer la température finale du système.

5.3. Les transitions radiatives : la luminescence

Il existe d'autres manières d'émettre de la lumière. Ainsi, la **lumière émise par luminescence** résulte de transitions atomiques entre **deux états d'énergie discrets** d'un atome ou d'une molécule. Ces transitions génèrent un échange d'énergie E_b-E_a qui peut s'effectuer de deux manières :

- Dans la plupart des cas de manière **non radiative**, sans émission ni absorption de lumière. Elle libère alors dans le matériau de l'énergie cinétique sous forme de **phonon**.
- Dans certains cas, la transition est **radiative** et s'accompagne de l'absorption ou de la génération d'un **photon**. C'est ce cas qui naturellement nous intéresse.

Dans les cas les plus fréquents, ce sont des transitions énergétiques ayant lieu dans des atomes, des molécules ou des cristaux qui provoquent l'émission de photons.

En 1917, Einstein montre qu'il existe **trois types de transitions entre niveaux d'énergie atomiques**. Considérons un système atomique à deux niveaux d'énergie E_a et E_b . Les atomes présents dans le matériau se trouvent dans l'un ou l'autre de ces états. Nous appellerons N_a la « population » du niveau E_a qui sera considérée comme niveau fondamental du système (nombre d'atomes par unité de volume dans l'état E_a) et N_b la population du niveau E_b . Entre E_a et E_b sont possibles des transitions radiatives correspondant à des photons de fréquences $\nu_{ab} = (E_a - E_b)/h$. En réalité, parmi ces transitions radiatives, il existe trois manières de réaliser des transitions :

- L'**émission spontanée**, que l'on retrouve dans le cas des diodes électroluminescentes,
- Les transitions induites parmi lesquelles on distingue l'**absorption stimulée** et l'**émission stimulée** utilisée dans les lasers mais également dans les amplificateurs de lumière.

Nous allons dans la suite de cette partie détailler ces trois types de transition.

5.3.1. Transitions spontanées

5.3.1.1. Définitions

Seul l'état fondamental est stable dans un atome. Donc, après un certain temps, l'atome excité fini par « retomber » spontanément à l'état fondamental en émettant un photon d'énergie $h\nu_{ab} = E_b - E_a$ comme une bille, posée sur le bord d'une baignoire, finirait, au moindre bruit ambiant, par retomber au fond de cette dernière, spontanément ! Les **émissions spontanées** de photons par un ensemble d'atomes n'ont aucune corrélation entre elles. **Ces photons sont donc émis dans toutes les directions et n'ont pas de relation de phase entre eux tout comme le cas du rayonnement thermique: ils ne sont pas cohérents.**

Contrairement au rayonnement thermique, l'énergie du photon spontané est quantifiée, le spectre est donc un spectre de raie. Cependant, l'émission spontanée est fortement influencée par l'agitation thermique mais aussi par des collisions entre atomes et/ou l'effet Doppler... Le spectre présente donc en général l'aspect d'un continuum ou quasi-continuum s'étalant sur plusieurs nanomètres (donc très loin des ordres de grandeur des largeurs de raie laser très monochromatiques du picomètre au centième de femtomètre !) mais moins large que le rayonnement thermique. Einstein note A_{ba} la probabilité (par atome et unité de temps) de ce phénomène.

Cette luminescence peut être obtenue de plusieurs manières qui dépendent bien souvent de la façon dont on va exciter le matériau. Cette excitation est appelée pompage, on y reviendra dans la suite de ce chapitre :

On retiendra que l'émission spontanée, appelée également luminescence, est un rayonnement incohérent émis dans toutes les directions, avec un spectre beaucoup plus large que celui d'un laser mais moins que le rayonnement thermique.

5.3.1.2. Durée de vie d'un état excité

Comme nous l'avons dit, une particule excitée dans l'état E_b peut spontanément passer dans l'état E_a par émission spontanée. Étudions l'évolution de la population N_b sachant qu'à l'instant $t=0$, on a grâce à l'excitation, une population N_b^0 plus grande que la population à l'équilibre thermique (prise égale à 0). Durant l'intervalle de temps dt , la population diminue de la quantité :

$$dN_b = -A_{ba}N_b dt = -N_b \frac{dt}{\tau} \quad (33)$$

C'est la loi la plus simple que l'on puisse écrire, la perte est directement proportionnelle à la population présente et à l'intervalle de temps étudié. **La constante $A_{ba}=1/\tau$ est le premier coefficient d'Einstein.** En intégrant cette précédente relation, on trouve :

$$N_b = N_b^0 e^{-\frac{t}{\tau}} \quad (34)$$

La constante τ est la durée de vie moyenne des états excités, c'est une caractéristique essentielle de chaque transition. La constante A_{ba} varie en fonction du matériau étudié mais également suivant la transition considérée au sein d'un même matériau. En fait cette durée de vie rend compte de la capacité du matériau à faire varier ses populations par exemple en fonction d'une perturbation extérieure. Ainsi cette durée de vie varie de :

- la dizaine de millisecondes pour certaines terres rares (ions Erbium dans une matrice de silice) permettant de faire des amplificateurs insensibles au débit, c'est-à-dire avec une amplification qui ne varie pas entre deux bits d'information différents à des fréquences supérieures au GHz.

²⁸ Un **agent azurant** est une molécule qui absorbe les rayonnements électromagnétiques ultraviolets entre 300 et 400 nm de longueur d'onde et réemet ensuite cette énergie par fluorescence dans le visible entre 400 et 500 nm, soit les longueurs d'onde entre le bleu-violet et le bleu-vert avec un maximum dans le bleu.

- à des temps inférieurs à la nanoseconde comme dans les semi-conducteurs permettant de faire des composants rapides.

On verra que cela aura une influence sur la bande passante des différents composants et leurs domaines d'application dont on reparlera dans les paragraphes sur les amplificateurs optiques et les différentes sources optiques.

5.3.1.3. Propriété spectrale d'une émission spontanée

Naturellement, la puissance optique émise est proportionnelle au nombre de désexcitations depuis l'état $|b\rangle$ vers l'état $|a\rangle$, qui est égal au nombre de photons émis, c'est-à-dire $h\nu A_{ba}N_b(t)$. La décroissance de la puissance dans le temps suit donc la même loi de décroissance en $\exp(-t/\tau)$. Le champ prend donc la forme :

$$E(t) = E_0 e^{-\frac{t}{\tau}} e^{-j\omega_0 t} \text{ pour } t \geq 0 \quad (35)$$

Si on regarde la répartition des fréquences de ce champ dans le domaine spectral, cela revient à faire une Transformée de Fourier $TF[E(t)]$ vue largement dans le chapitre « Diffraction ».

Le spectre d'émission d'un matériau dont la durée de vie des états excités est exponentiellement décroissante est **Lorentzien**. La densité spectrale de puissance de l'émission spontanée s'écrit donc:

$$S_E(\omega) = |TF[E(t)]|^2 = \frac{E_0^2}{(1/2\tau)^2 + (\omega - \omega_0)^2} \quad (36)$$

C'est une lorentzienne centrée sur la fréquence $\nu_0 = \omega_0/2\pi$ et de largeur totale à mi-hauteur égale à $\Delta\omega = 2\pi\Delta\nu = 1/2\tau$.

Largeur naturelle et facteur d'élargissement

Un état d'énergie n'est pas aussi discret que l'on veut bien le sous-entendre, il présente donc naturellement une certaine largeur ΔE . On comprend alors que l'atome puisse émettre ou absorber des fréquences plus grandes et plus petites que $\nu_{ab} = (E_b - E_a)/h\nu$ avec une certaine probabilité $g(\nu)$. Le champ électrique émis peut donc s'écrire :

$$E(t) = \int E_0 g(\nu) e^{2j\pi\nu t} d\nu = E_0 e^{-At/2} e^{2j\pi\nu_0 t} \quad (37)$$

Cette largeur est en réalité encore plus grande à cause des chocs entre particules ou encore à cause de l'effet Doppler dans le cas des gaz par exemple. $g(\nu)$ est alors encore plus large qu'initialement et qualifie finalement la largeur spectrale de l'émission. Détailler l'expression de $g(\nu)$ et les mécanismes d'élargissement est hors du propos de ce cours.

5.3.1.4. Les sources superluminescentes : la LED et la source « blanche » à fibre dopée à l'Erbium

Toutes les **sources dont le mécanisme d'émission est spontané** sont appelées de manière générique des **sources superluminescentes ou superfluorescentes**. Il en existe de tous types. La plus connue du grand public est la Diode Électroluminescente (LED). Le milieu émetteur choisi est alors du

semiconducteur dont ont choisi les caractéristiques en fonction de la couleur que l'on souhaite obtenir. Nous verrons cela plus en détail dans le module PHY101.

- ***La diode électro-luminescente (LED)***

La première LED à spectre infrarouge, émettant une intensité lumineuse extrêmement faible, a été créée en 1962. La diode bleue a été inventée en 1990, suivie par la mise au point d'une diode émettant une couleur blanche, ouvrant la voie à de nouvelles applications majeures, notamment dans le domaine de l'éclairage et des écrans de télévisions et d'ordinateurs. Les premières LED blanches sont peu à peu apparues sur le marché et sont maintenant de plus en plus puissantes (d'une centaine de lumen pour 1W de consommation électrique (équivalent à une ampoule à filament de 20W) à un millier de lumen pour une vingtaine de watts électriques (équivalent à une ampoule à filament de 100W)). Elles révolutionnent actuellement l'éclairage depuis l'avènement de la diode blanche dont nous verrons certaines mises en œuvre en cours. Nous verrons que les spectres des diodes blanches peuvent être très différents suivant la technique utilisée (Figure 77 et Figure 78).

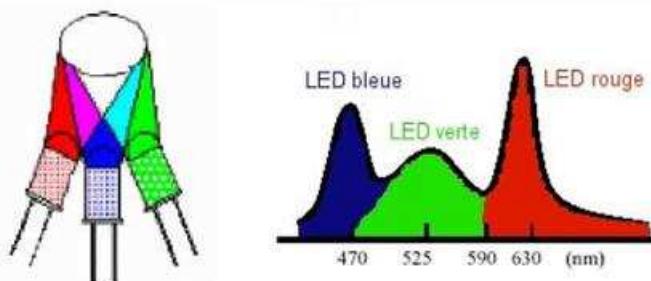


Figure 77. Diode blanche RVB : Génération de lumière blanche à l'aide de trois sources LED Rouge, Verte, Bleue

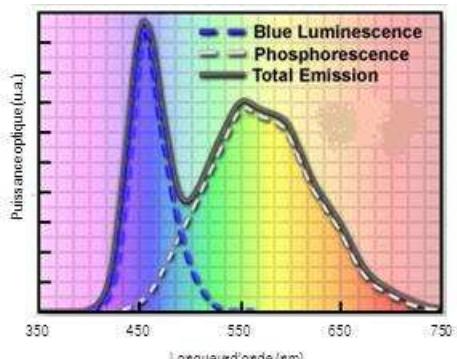


Figure 78. Spectre d'émission d'une LED blanche émise par une diode bleue couplée à du phosphore ré-emettant dans le jaune.

Les LEDs ont une durée de vie (20 000 à 50 000 heures environ) beaucoup plus longue qu'une lampe à incandescence classique (1 000 heures) ou qu'une lampe halogène (2 000 heures), mais du même ordre de grandeur que les lampes fluorescentes (5 000 à 70 000 heures).

Les lampes à LED actuellement mises sur le marché ont généralement une efficacité énergétique nettement supérieure aux lampes classiques : 70 lumen/W pour les fluocompactes et seulement 16 lumen/W pour les lampes à incandescence.

- ***La source blanche à fibre dopée à l'Erbium***

Une autre source superluminescente est très utilisée dans le domaine des télécoms, c'est la source à fibre dopée à l'Erbium, une terre rare qui a révolutionné le monde des télécoms, on en reparlera dans

la partie amplificateur. Son spectre d'émission, semblable à la courbe de gain g introduite au §5.3.1.3, est donnée Figure 79. Il s'étale de 1525 à 1565nm, gamme de longueur d'onde dans l'infrarouge qui est la bande C des télécoms. Par abus de langage, on parle de source blanche car le spectre est large (Figure 79) comparé à celui du laser et parce qu'il couvre toute la bande C, de même que le blanc couvre tout le visible. Nous reparlerons de son fonctionnement dans le paragraphe 5.3.2.6 et la révolution qu'il a apporté dans le domaine des télécommunications optiques.

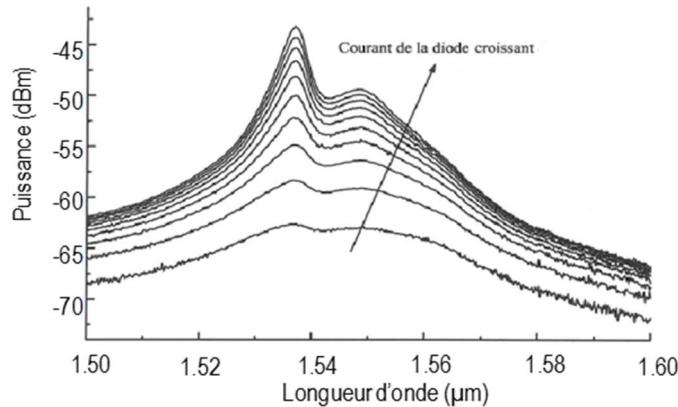


Figure 79. Spectre d'émission d'une source à fibre dopée à l'Erbium.

5.3.2. Transitions induites : absorption et émission

Jusqu'à présent, nous avons mis au niveau supérieur des charges et étudié ce qui se passe lorsqu'on laisse spontanément se désexciter l'atome. Cependant, si avant ce phénomène, les atomes sont soumis à un rayonnement électromagnétique, deux autres phénomènes peuvent avoir lieu : l'absorption et l'émission induite.

5.3.2.1. Absorption

On peut faire passer un atome de l'état fondamental d'énergie E_a à l'état excité E_b si on lui fournit l'énergie $E_b - E_a$. Cet apport d'énergie peut être fourni de plusieurs manières. Notamment, il peut se faire par l'absorption d'un photon incident d'énergie $h\nu$ suffisante. L'importance de cette absorption dépend bien évidemment du nombre de photons disponibles à la bonne fréquence. Plus précisément, la probabilité correspondante sera notée $B_{ab}\rho_\nu$ où ρ_ν est la densité spectrale énergétique (énergie par unité de volume et unité de fréquence) du rayonnement ambiant.

Ainsi, si N_a est le nombre d'atomes (appelé « population ») dans l'état fondamental $|a\rangle$, le nombre dN'_b de ces atomes qui vont passer dans l'état excité $|b\rangle$ est à la fois proportionnel à la population N_a , à la durée d'observation dt et enfin à la densité spectrale d'énergie ρ_ν par unité de fréquence du rayonnement considéré :

$$dN'_b = +B_{ab}\rho_\nu N_a dt \quad (38)$$

5.3.2.2. Émission induite

En 1917, Einstein imagina que si un photon traverse le milieu avec une énergie suffisante, il peut provoquer la désexcitation d'un atome qui libère alors son énergie de transition sous forme d'un photon : l'atome peut donc revenir à l'état fondamental de façon stimulée. Comme la bille sur le bord de la baignoire à qui on mettrait une petite pichenette pour la faire redescendre, sans attendre qu'elle ne

redescende spontanément. Le photon émis possède la même phase, la même fréquence, la même polarisation ainsi que la même direction que le photon incident. Le rayonnement incident est donc amplifié ! On peut même dire que les photons sont clonés. L'onde EM émise par émission stimulée est donc cohérente ! C'est la transition inverse de l'absorption.

Einstein a montré, au moyen de considérations thermodynamiques, que la probabilité de ce phénomène est égale à la probabilité B_{ba} de l'absorption comme on va le voir au paragraphe suivant. L'émission induite dépend à la fois de la probabilité de transition B_{ba} entre les niveaux considérés, de la population de l'état excité N_b , de la durée d'observation dt et enfin de la densité spectrale d'énergie ρ_ν par unité de fréquence du rayonnement considéré :

$$dN''_b = -B_{ba}\rho_\nu N_b dt \quad (39)$$

Contrairement au cas de l'émission spontanée, il existe un champ excitateur (ici un champ électromagnétique déjà formé (transportant de l'énergie)) caractérisé par une phase, une polarisation, une direction de propagation et une fréquence bien définie. L'atome va donc être désexcité sous l'action de ce champ bien défini et le champ émis aura les mêmes caractéristiques.

Un rappel des différentes transitions possibles dans un atome est donné Figure 80.

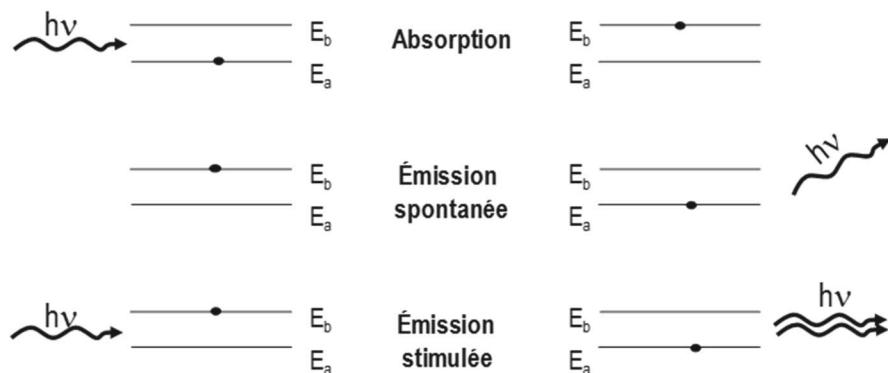


Figure 80. Schémas des transitions entre états

5.3.2.3. Les équations d'Einstein

Il existe des relations entre les coefficients d'Einstein. Pour le voir, on considère un champ thermique dans lequel baignent des molécules dont N_a se trouvent dans l'état $|a\rangle$ et N_b dans l'état $|b\rangle$. On considère que le système se trouve dans un état stationnaire, ce qui fait qu'il y a autant de transitions de l'état $|a\rangle$ vers $|b\rangle$ que de $|b\rangle$ vers $|a\rangle$.

Ceci s'exprime donc par :

$$\text{Émission spontanée} + \text{Émission stimulée} + \text{Absorption} = 0 \quad (40)$$

Soit, si on reprend les équations (33), (38) et (39), on obtient :

$$N_b(A_{ba} + B_{ba}\rho_\nu) = BA_{ab}\rho_\nu \quad (41)$$

Ceci découle de la stationnarité du nombre de photons dans le mode.

D'où :

$$\rho_v = \frac{N_b A_{ba}}{N_a B_{ab} - N_b B_{ba}} = \frac{A_{ba}}{B_{ab} \frac{N_a}{N_b} - B_{ba}} \quad (42)$$

5.3.2.4. L'amplification optique : nécessité d'un pompage

Si on reprend les notations précédentes et si on considère que la probabilité d'occupation d'un état excité d'énergie E dans le cas stationnaire est donnée par la statistique de Boltzmann que vous reverrez plus en détail dans le module MNP PHY101, les rapports de populations prennent la forme :

$$\frac{N_a}{N_b} = \frac{e^{-\frac{E_a}{k_B T}}}{e^{-\frac{E_b}{k_B T}}} = e^{-\frac{h\nu}{k_B T}} \quad (43)$$

On insère (43) et (32) dans (42). On obtient :

$$e^{h\nu/k_B T} \left[\frac{8\pi h\nu^3}{c^3} B_{ab} - A_{ba} \right] = \left[\frac{8\pi h\nu^3}{c^3} B_{ba} - A_{ba} \right] \quad (44)$$

Cette équation doit être vérifiée quelle que soit sa température. Donc, les deux membres doivent être séparément nuls, ce qui donne :

$B_{ab} = B_{ba}$ et $\frac{A_{ba}}{B_{ba}} = \frac{8\pi h\nu^3}{c^3}$
--

(45)

On constate donc que la probabilité d'émission stimulée B_{ba} est égale à la probabilité d'absorption B_{ab} ! Ceci a une incidence sur la capacité d'un milieu à amplifier de la lumière.

En effet, l'équation (43) nous apprend qu'à l'équilibre thermique, la population du niveau haut est inférieure à la population du niveau bas. Puisque $B_{ab}=B_{ba}$, naturellement, un milieu absorbe plus qu'il n'amplifie !

Le tableau ci-dessous donne quelques valeurs typiques du rapport N_b/N_a . On verra plus tard que le mot « clé » dans l'étude des lasers est « l'inversion de population », c'est-à-dire faire en sorte que $N_b > N_a$. On comprend après examen de ce tableau que cette inversion de population ait pu se faire plus facilement dans le domaine Hertzien (MASER) que dans le domaine visible (LASER).

λ	v (Hz)	$h\nu$ (eV)	$h\nu/k_B T$	N_b/N_a
100nm (UV)	3.10^{15}	12.38	495	10^{-215}
500nm (visible)	6.10^{14}	0.25	9.9	5.10^{-5}
10μm (IR)	3.10^{13}	0.12	4.95	0.01
1 mm (Hertzien)	3.10^{15}	$1.24 \cdot 10^{-3}$	0.005	0.95

A température ambiante *A l'équilibre*

On peut représenter l'évolution de l'intensité d'une onde qui traverse un milieu par l'expression :

$$I(z) = I(0)e^{-\alpha z} \quad \text{en posant} \quad \alpha = a(N_a - N_b)I(z) \quad (46)$$

α est le coefficient d'atténuation linéique (en m^{-1}) et est naturellement positif !

Pour que α change de signe et devienne un coefficient d'amplification, il faut que $N_b > N_a$!
C'est ce qu'on appelle une inversion de population.

5.3.2.5. Inversion de population par pompage

Pour rompre avec la distribution caractéristique de l'équilibre thermique et rendre un milieu amplificateur, on vient de voir qu'il faut rendre N_b supérieur à N_a , ce qui n'est pas le cas naturellement. Ceci s'appelle le **pompage**.

Ce pompage est réalisé en utilisant une source d'énergie extérieure. Il existe différents types de pompage suivant le matériau considéré. En voici une liste non exhaustive :

- **Le pompage optique** : On peut faire passer des électrons d'un niveau fondamental vers un niveau excité par absorption d'un champ électromagnétique, comme évoqué précédemment (§5.3.2.1). On montre que pour que ce pompage permette d'atteindre l'inversion de population, le modèle à deux niveaux d'énergie n'est pas suffisant. Il faut alors recourir à des systèmes à 3 voire 4 niveaux d'énergie (Figure 85).
C'est le cas du laser solide Nd-YAG, des lasers et amplificateurs à fibres dopées aux terres rares (expliqué au paragraphe suivant), etc.
- **Le pompage électrique** : Dans un laser à semiconducteur, le passage d'un courant direct dans une jonction PN provoque dans une même région l'apparition d'électrons dans un état excité (bande de conduction) et simultanément de places vides d'électrons (trous) dans des états de moindre énergie (la bande de valence). La recombinaison de ces paires électron-trou permet l'émission de lumière. On retrouve ce procédé aussi bien dans les LED que les amplificateurs ou lasers à semiconducteur.
- **Le pompage collisionnel** : une décharge électrique dans un gaz entraîne des collisions entre électrons et atomes (ou ions ou molécules) qui peuvent entraîner une inversion de population. Par exemple, dans le laser He-Ne, la décharge électrique excite essentiellement l'Hélium (5 à 6 fois plus important que le Néon) sur un état métastable (à longue durée de vie) qui se désexcite par collision résonnante sur le Néon qui, lui, réemet de manière radiative autour de 633nm.
- **Le pompage chimique, photochimique** : réaction chimique (pas forcément initiée par la lumière) dont les produits se forment dans un état excité. Par exemple : $H_2 + F_2 \rightarrow 2HF$. Les molécules de HF sont excitées à l'arrivée.

5.3.2.6. L'amplificateur optique

Avant d'utiliser ce milieu amplificateur pour réaliser des lasers, **on peut d'abord utiliser ce milieu pour amplifier la lumière**. Il existe une multitude d'amplificateurs avec chacun leur propre configuration, leur gamme de longueur d'onde et leurs domaines d'application. Le but ici n'est pas d'en dresser une liste exhaustive. Concentrons-nous donc sur deux amplificateurs utilisés dans le domaine des télécommunications : l'amplificateur à fibre dopée à l'Erbium et l'amplificateur à semiconducteur.

D'une manière générale, **le signal que l'on souhaite amplifier est injecté dans l'amplificateur** (généralement composé d'un guide optique). **Ce signal va être amplifié par émission stimulée** tout au long de sa propagation à chaque fois que les photons rencontreront des atomes excités préalablement par un pompage comme ceux décrits au paragraphe précédent (Figure 81). **L'amplification réside donc dans une cascade de clonage du photon incident au fur et à mesure de sa propagation dans l'amplificateur**.

Cependant, tous les atomes excités ne se désexciteront pas de manière stimulée. Simultanément à l'amplification désirée du signal incident, certains atomes se désexciteront de manière spontanée. Ce rayonnement n'est pas cohérent avec le signal amplifié. En d'autres termes, l'amplificateur optique émet un bruit, comme un amplificateur électronique, qui s'ajoute au signal à amplifier, dégradant par la même

occasion le rapport signal à bruit (Figure 82). Cette émission spontanée est émise à tout endroit dans le guide et potentiellement dans toutes les directions. Chaque photon émis spontanément dans le cône d'acceptance du guide et dans la bonne direction traverse un milieu amplificateur et va donc également être amplifié en se propageant vers la sortie par émission stimulée. En sortie du guide, on observe donc de l'Émission Spontanée Amplifiée (ASE) qui s'ajoute au signal incident amplifié. Naturellement, ce rapport entre émission spontanée et émission stimulée varie en fonction de la puissance d'entrée. **Le gain et le rapport signal à bruit d'un ampli sont donc dépendants de la puissance d'entrée.**

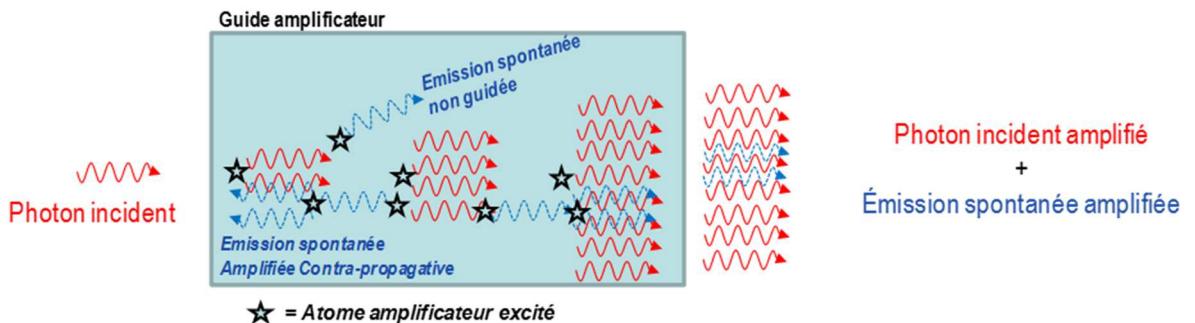


Figure 81. Principe détaillé de l'amplification dans un guide amplificateur

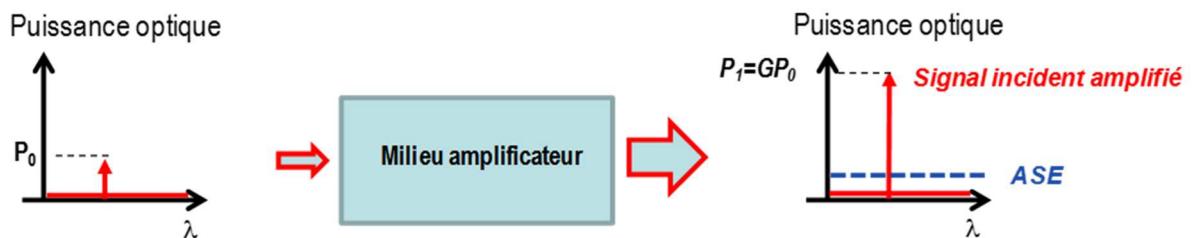


Figure 82. Principe macroscopique de l'amplification dans un guide amplificateur de gain G

- ***l'amplificateur Erbium***

Depuis l'apparition des fibres monomodes dans les années 80 dans les systèmes optiques de communication, l'atténuation est un facteur à combattre pour allonger la portée des liaisons inter-urbaines ou sous-marines. L'apparition de l'amplificateur à fibre dopée à l'Erbium (EDFA) en 1987 et qui a été déployé au début des années 90 a permis de s'affranchir de la régénération complexe opto-électronique. Le signal est amplifié en traversant un tronçon de fibre dopée, directement connectée à la fibre de transmission (Figure 83).

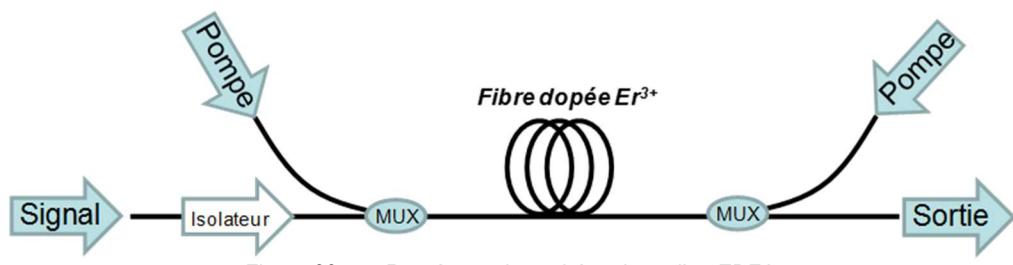


Figure 83. Représentation schématique d'un EDFA

La Figure 84 montre les différentes bandes d'absorption de l'Erbium dans lesquelles on peut effectuer du pompage à l'aide d'un laser de pompe. En pratique, on utilise l'absorption d'une onde à 980 nm fournie par une diode laser puissante pour réaliser le pompage et l'émission radiative s'effectue entre 1525nm et 1565nm. Une fibre dopée Erbium peut être approximée par un système à trois niveaux illustré sur la Figure 85. La transition $4I_{15/2}$ vers $4I_{11/2}$ permet d'absorber l'énergie d'une onde pompe à 980 nm. Les atomes sont donc transférés du niveau fondamental $4I_{15/2}$ vers le niveau excité $4I_{11/2}$. La transition $4I_{11/2}$ vers $4I_{13/2}$ est très rapide et non-radiative. Les atomes sont donc quasi-instantanément transférés vers le niveau $4I_{13/2}$ qui a une durée de vie très longue de 14 ms. Toutes les conditions sont ainsi remplies pour obtenir une inversion de population entre les niveaux $4I_{13/2}$ et $4I_{15/2}$ et donc une transition laser radiative autour de 1550nm permettant de l'amplification à ces longueurs d'onde par émission stimulée. Pour un gain suffisant, la fibre mesure une dizaine de mètres et est lovée sur une bobine de 5 à 10 cm de diamètre.

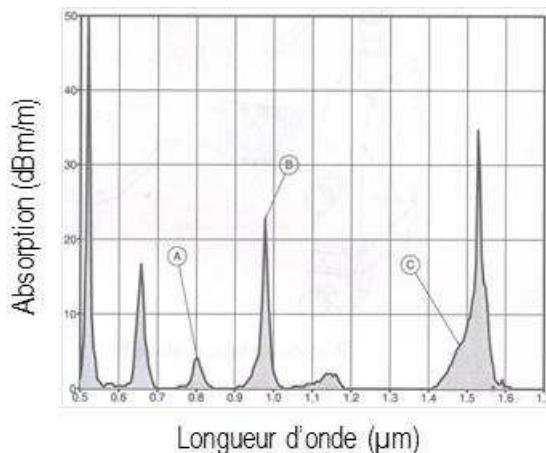


Figure 84. Spectre d'absorption d'une fibre dopée à l'Erbium. A : Bande autour de 800nm. B : Bande autour de 980nm. C : Bande autour de 1480nm

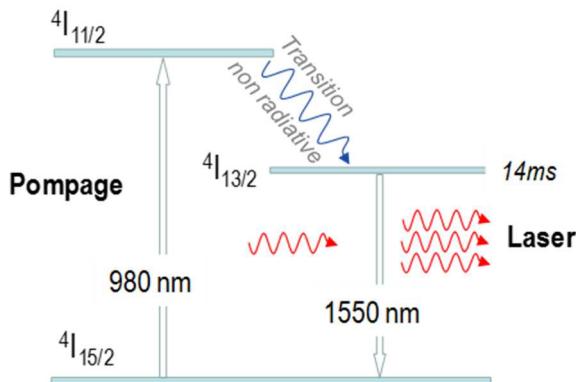


Figure 85. Système à 3 niveaux d'un amplificateur à fibre dopée erbium.

Ce qui est intéressant pour les communications haut-débit est la durée de vie de l'état $4I_{13/2}$ qui est très lente (14ms), ce qui rend cet amplificateur très peu réactif aux variations très rapides de la puissance d'entrée à amplifier puisque **cette constante de temps est directement relié à la vitesse à laquelle est capable de varier la population** de cet état et donc à répondre à des variations de la puissance d'entrée. Ainsi, par exemple à 10Gb/s, le gain de l'amplification est le même quel que soit la valeur du bit d'entrée (0 ou 1). Le taux d'extinction I_1/I_0 n'est donc pas modifié aux hautes fréquences avec ce type d'amplificateur (hormis l'ajout d'un bruit) : on parle de **transparence au débit**. L'EDFA est donc utilisé sur des transmissions haut débit, directement soudé à la fibre de transmission, tous les 100km pour une liaison terrestre et tous les 50 à 70km pour les transmissions sous-marines. C'est en cela que l'EDFA a révolutionné les télécommunications optiques.

- *l'amplificateur à semiconducteur*

Le fonctionnement de ce type d'amplificateur se modélise par un système à deux niveaux associé à un pompage électronique. D'une manière générale, ce qu'il faut retenir est que la durée de vie des porteurs dans la bande de conduction est beaucoup plus rapide que pour l'Erbium. Elle est de l'ordre de la nanoseconde ou le dixième de nanoseconde. Les populations peuvent donc varier entre les 1 et les 0 d'un signal à 10Gb/s entraînant une modification du gain rapide et donc des distorsions du signal entrant. On dit que son fonctionnement est non-linéaire. Ce type d'amplificateur n'est donc pas (ou peu) utilisé pour les amplificateurs optiques en ligne sur de longues distances. Par contre, il est utilisé pour réaliser des fonctions optiques : commutation, traitement du signal, etc. et depuis peu pour le réseau d'accès.

D'un autre côté, grâce à ses valeurs de gain de plusieurs ordres de grandeurs supérieures à l'Erbium, un amplificateur à semiconducteur d'une longueur de quelques millimètres permet d'avoir le même gain qu'un EDFA pour lequel la fibre doit avoir une longueur d'une dizaine de mètres. L'amplificateur à semiconducteur est donc bien plus intégrable qu'un EDFA.

5.4. Le laser : le milieu amplificateur plongé dans une cavité résonante

Nous avons vu comment on pouvait obtenir un milieu amplificateur. Pour obtenir un laser, il suffit de placer ce milieu amplificateur dans une cavité résonante et de respecter certaines conditions que nous allons essayer de détailler et qui seront approfondies en TD et en TP.

Le fait de faire aller et venir la lumière dans le milieu amplificateur à l'aide d'une cavité optique permet d'augmenter considérablement la capacité d'amplification d'une onde puisque celle-ci va transiter plusieurs fois dans le milieu. Nous verrons que ce facteur d'amplification élevé peut compenser la perte d'énergie due à l'émission d'énergie vers l'extérieur indispensable si l'on veut que de la lumière sorte du laser. Ces passages successifs sont réalisés dans ce que l'on appelle des cavités optiques qui peuvent être de toutes formes (miroirs en vis-à-vis, cavité en anneau etc.).

5.4.1. La cavité résonante

La façon la plus simple pour expliquer le principe de fonctionnement d'une cavité résonante est de considérer la cavité Fabry-Perot constituée de deux miroirs plans, face à face (Figure 86). r_1 et r_2 sont les facteurs de réflexion en amplitude de chaque miroir et t_1 et t_2 les facteurs de transmission correspondants.

Dans ce type de cavité, les réflexions successives sur chaque miroir vont engendrer des interférences entre un grand nombre d'ondes cohérentes. Il est alors nécessaire de prendre en compte l'ensemble des rayons transmis qui se rencontrent en un point déterminé P du plan focal de la lentille de focale f . Les très bons lasers possèdent des facteurs de réflexion en amplitude des deux miroirs en valeur absolue proches de 1, les ondes véhiculées par les différents rayons transmis ont alors pratiquement la même amplitude. Par contre, les lasers à semiconducteur peuvent se permettre d'avoir des facteurs de réflexion de l'ordre de 30% seulement car le gain est très fort.

Si on note ψ_0 l'amplitude complexe d'une onde plane incidente, les amplitudes complexes des ondes transmises après un nombre d'aller-retours successifs s'écrivent :

$$\begin{aligned}\psi_1 &= t_1 t_2 \psi_0 e^{i\varphi/2} \\ \psi_2 &= r_1 r_2 t_1 t_2 \psi_0 e^{i\varphi} e^{i\varphi/2} \\ \psi_3 &= r_1^2 r_2^2 t_1 t_2 \psi_0 e^{i2\varphi} e^{i\varphi/2} \\ \psi_4 &= r_1^3 r_2^3 t_1 t_2 \psi_0 e^{i3\varphi} e^{i\varphi/2} \\ &\dots\end{aligned}\tag{47}$$

où

$$\varphi = \frac{2\pi}{\lambda_0} 2ne \tag{48}$$

désigne la différence de phase accumulée par une onde sur un aller-retour.

Si on introduit les facteurs de réflexion et de transmission en intensité de chacun des miroirs, en prenant pour simplifier les calculs $r=r_1=r_2$ et $t=t_1=t_2$:

$$R = r^2 \quad \text{et} \quad T = t^2 \tag{49}$$

On peut alors réécrire les expressions (47) :

$$\begin{aligned}\psi_1 &= T\psi_0 e^{i\varphi/2} \\ \psi_2 &= RT\psi_0 e^{i\varphi} e^{i\varphi/2} \\ \psi_3 &= R^2 T\psi_0 e^{i2\varphi} e^{i\varphi/2} \\ \psi_4 &= R^3 T\psi_0 e^{i3\varphi} e^{i\varphi/2} \\ &\dots\end{aligned}\tag{50}$$

L'interférence de ces ondes sera constructive et maximale si et seulement si R est voisin de 1.

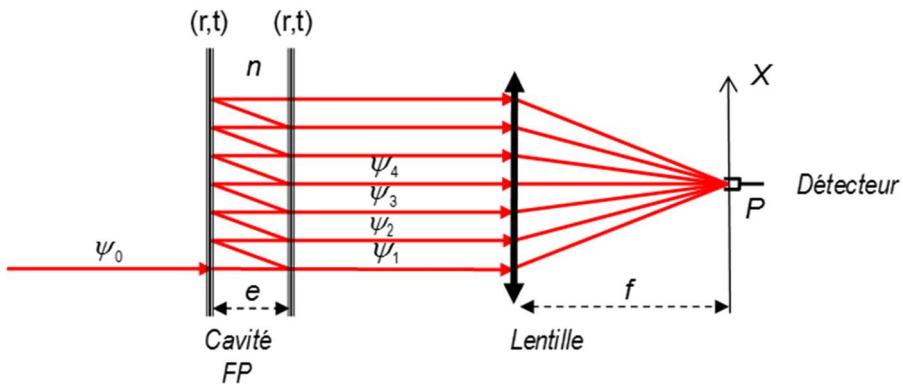


Figure 86. Interférences à ondes multiples dans une cavité Fabry-Perot. r_1 et r_2 sont les facteurs de réflexion en amplitude sur chaque miroir et t_1 et t_2 les facteurs de transmission correspondants. Remarque : toutes ces ondes sont en réalité superposées. Sur ce dessin, elles sont volontairement décalées pour faciliter la compréhension du phénomène.

Amplitude de l'onde transmise

L'amplitude complexe de l'onde transmise au point P du plan focal de la lentille est la somme des amplitudes complexes des ondes transmises :

$$\psi_t(P) = \sum_i \psi_i = T\psi_0 [1 + Re^{i\varphi} + R^2 e^{i2\varphi} + \dots + R^m e^{im\varphi} + \dots] e^{i\varphi/2} \quad (51)$$

C'est une suite géométrique de raison $Re^{i\varphi}$. Puisque $R < 1$, on trouve après sommation :

$$\boxed{\psi_t(P) = T\psi_0 \frac{1}{1 - Re^{i\varphi}} e^{i\varphi/2}} \quad (52)$$

Intensité de l'onde transmise

L'intensité de l'onde transmise résulte immédiatement de l'équation précédente :

$$\boxed{I_t(P) \propto |\psi_t(P)|^2 = \frac{I_{max}}{1 + M \sin^2 \varphi/2} \quad (53)}$$

avec $M = \frac{4R}{(1-R)^2}$ et $I_{max} = I_0 \left(\frac{T}{1-R}\right)^2$

La fonction :

$$\boxed{A(\varphi) = \frac{1}{1 + M \sin^2 \varphi/2}} \quad (54)$$

est appelée fonction d'Airy. C'est une fonction paire, symétrique. Chaque pic est appelé mode longitudinal de la cavité.

On détermine la largeur à mi-hauteur $\Delta\varphi_{1/2}$ en cherchant φ_{AR} pour lequel $A(\phi)=0.5$

Sur la figure ci-dessous, la fonction d'Airy est représentée pour trois valeurs de M : 10, 80 et 1520.

Pour φ_{AR} petit (autour du pic centré autour de $\phi = 0[2\pi]$), on peut écrire que :

$$A(\varphi) = \frac{1}{1 + M \sin^2(\varphi/2)} \approx \frac{1}{1 + M(\varphi/2)^2} \quad (55)$$

On reconnaît l'expression d'une lorentzienne : la fonction d'Airy est donc constituée d'une succession de pics dont le profil est lorentzien (Figure 87).

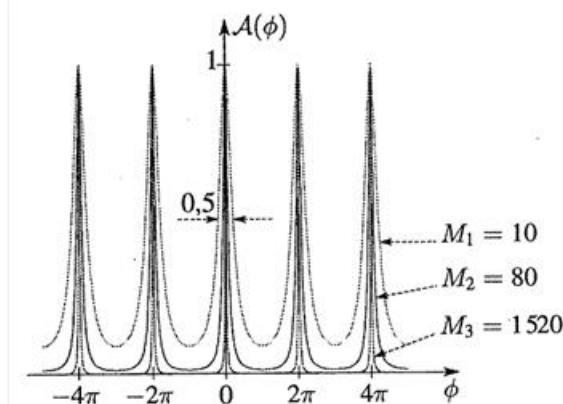


Figure 87. Fonction d'Airy pour différentes valeurs de M

La largeur totale à mi-hauteur vaut en phase :

$$\boxed{\Delta\varphi_{1/2} = 2 \frac{2}{\sqrt{M}} = \frac{2(1-R)}{\sqrt{R}}} \quad (56)$$

Ainsi, plus R augmente, plus la largeur des pics diminue.

AN : Pour $R = 0.8 \rightarrow M=80 \rightarrow \Delta\varphi_{1/2} \approx 0.45$
 Pour $R = 0.95 \rightarrow M=1520 \rightarrow \Delta\varphi_{1/2} \approx 0.1$

Plutôt que de représenter la courbe en fonction de la fréquence, on peut convertir l'axe en longueur d'onde :

Puisque $\varphi_{AR} = 2\pi \frac{2ne}{\lambda_0}$, alors $\Delta\varphi = 2\pi 2ne \frac{\Delta\lambda}{\lambda_0^2}$

Soit la largeur à mi-hauteur exprimée en mètre :

$$\boxed{\Delta\lambda_{1/2} = \frac{\lambda_0^2}{2\pi 2ne} \Delta\varphi_{1/2} = \frac{\lambda_0^2}{2\pi 2ne} \frac{2(1-R)}{\sqrt{R}}} \quad (57)$$

AN : Si $\lambda=0.5\mu\text{m}$, $e=1\text{cm}$ et $n=1$:
 Pour $R = 0.8 \rightarrow \Delta\lambda_{1/2} = 0.89\text{pm}$
 Pour $R = 0.95 \rightarrow \Delta\lambda_{1/2} = 0.2\text{pm}$
 Pour $R = 0.99 \rightarrow \Delta\lambda_{1/2} = 0.04\text{pm}$

5.4.2. Le laser

Si on résume, le laser est constitué d'un milieu amplificateur inséré dans une cavité résonante. Plaçons-nous dans le cas d'une cavité à miroirs plans parallèles appelée cavité Fabry-Perot. Considérons une onde (provenant de l'émission spontanée) qui prend naissance dans le milieu amplificateur. Au fur et à mesure de sa propagation, elle va stimuler un certain nombre de transitions et s'en trouver amplifiée. Si la direction est normale aux miroirs, l'onde émise est renvoyée dans le milieu amplificateur où elle effectue un certain nombre d'allers-retours entrecoupés de réflexions.

Pour que l'onde continue à croître, il faut que le gain compense les pertes dues aux réflexions et à l'absorption du milieu et des miroirs. Ceci nous donne une **condition de gain pour espérer que le système entre en oscillation et produise l'effet laser recherché**. On peut donc édicter une condition sur le gain pour un laser :

Condition de gain :	Gain aller-retour = Pertes aller-retour
----------------------------	--

Lorsque cette condition est respectée, toute onde de fréquence proche de celle du centre de la raie et cheminant parallèlement à l'axe de la cavité, voit son amplitude accrue après une traversée et une réflexion et peut potentiellement « laser ».

Cependant, comme on vient de le voir, toutes les fréquences optiques ne peuvent pas osciller dans la cavité (Figure 87). Si on résume la condition sur la phase, il faut qu'une onde ayant décris un aller-retour puisse se retrouver en phase avec elle-même.

- Si elle est en phase, il va y avoir des interférences constructives et l'oscillation ainsi que l'amplification vont se poursuivre. **Le laser peut entrer en oscillation.**
- Si elle n'est pas en phase, les interférences destructives vont rajouter des pertes qui feront que la **condition de gain ne sera plus respectée**.

Ceci est réalisé si le déphasage sur un aller-retour est un multiple de 2π

Condition de phase :	$\phi_{\text{aller-retour}} = 2k\pi \quad \text{avec } k \text{ entier}$
-----------------------------	--

Tout ceci est illustré sur la Figure 88. Sur la courbe du haut, on peut observer la courbe d'émission spontanée filtrée par la fonction de transmission de la cavité Fabry-Perot qui s'appelle « fonction d'Airy » et dont l'espacement entre les pics, appelé « intervalle spectral libre » vaut $ISL = c/2ne$. On peut également observer la valeur des pertes par aller-retour.

La figure du bas montre le spectre d'émission d'un laser FP : les pics laser ne sont émis qu'aux fréquences pour lesquelles le gain est compensé par les pertes : ces pics sont appelés **modes longitudinaux du laser**.

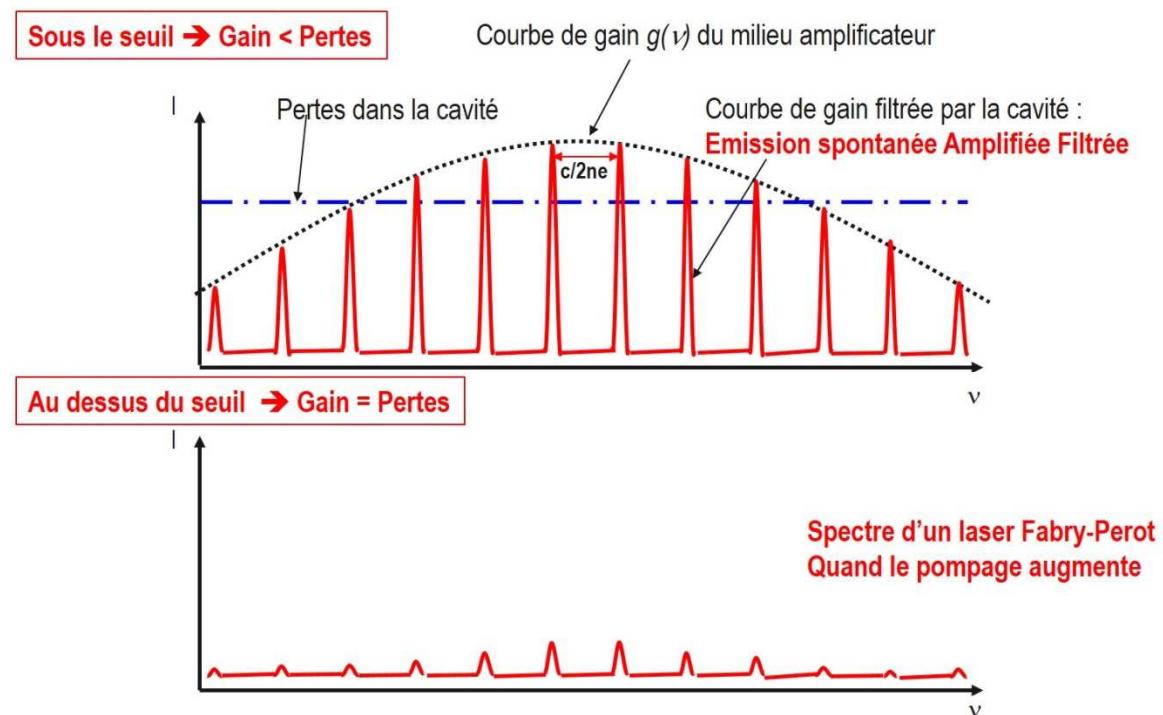


Figure 88. Résumé schématique du fonctionnement d'un laser

En combinant le profil de raie du milieu amplificateur et les modes de la cavité Fabry-Perot, et en considérant que l'effet laser apparaît quand le gain sur un aller-retour dans la cavité laser compense les pertes, on obtient le spectre d'émission d'un laser de type Fabry-Perot.

Remarque :

On constate que le spectre d'émission d'un laser FP est a priori **multimode**. Pour qu'il devienne monomode, il faudrait augmenter les pertes pour les modes que l'on souhaite supprimer. Ceci peut être réalisé par exemple à l'aide de miroirs sélectifs en longueur d'onde.

<p>Finalement, nous avons trouvé deux conditions d'oscillation d'une cavité. Elles sont dites conditions de « seuil d'oscillation ».</p> <ul style="list-style-type: none"> - La première, imposant un gain minimum, détermine l'inversion de population nécessaire. - La seconde, fixant la rotation de phase de l'onde oscillante lors d'un aller et retour, justifie l'introduction des « modes » de la cavité, et impose la fréquence exacte d'oscillation.

5.4.3. Caractéristiques principales d'un faisceau laser

Les propriétés d'un laser sont très différentes de la lumière « naturelle » produite par exemple par le soleil ou les lampes à incandescence.

Une lampe à incandescence peut fournir de manière continue une puissance de l'ordre du kW, dont le spectre en longueur d'onde s'étale sur plusieurs centaines de nanomètres. Ses longueurs de cohérence spatiale et temporelle sont très faibles. Par exemple, la longueur de cohérence²⁹ d'une lumière blanche s'étalant de 0.4 à 0.8 μm est de l'ordre de 0.8 μm . De plus, cette lumière n'est pas polarisée.

Les propriétés du faisceau laser sont diverses :

- **Localisation spatiale de l'énergie lumineuse** : toute la puissance lumineuse peut être concentrée dans un mode de propagation. C'est ce que l'on appelle la **cohérence spatiale**. Le rayonnement laser est focalisable sur de très petites surfaces. Des densités exceptionnelles de puissance allant jusqu'à plusieurs mégawatts par mm^2 sont possibles.

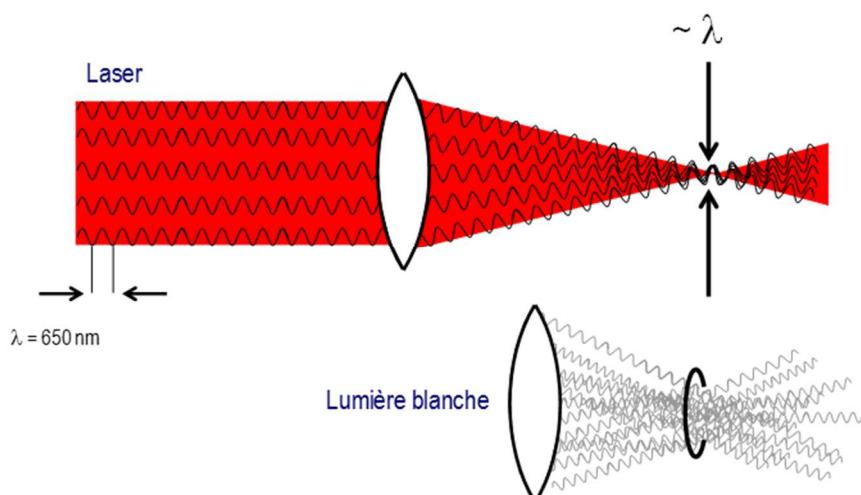


Figure 89. Propriété de cohérence spatiale d'un faisceau laser.

- **Localisation temporelle de l'énergie lumineuse** : la durée des impulsions de lumière produites peut être réduite à quelques femtosecondes ! Dans ce cas, la source est alors très large spectralement à cause du principe de Heisenberg. Seuls les lasers continus ont des spectres ultrafins.
- **La monochromatique de son rayonnement** : la ‘couleur’ de la lumière émise est extrêmement pure, elle correspond à une onde quasi-sinusoidale de fréquence située dans le domaine optique (10^{14} Hz). La lumière laser est une association de photons aux propriétés très voisines, conséquence intrinsèque de l'émission stimulée et du filtrage opéré par la cavité. Cette uniformité des photons est traduite par la notion de « cohérence temporelle du faisceau » dans laquelle résident toutes les propriétés remarquables d'une telle source. Par exemple, la longueur de cohérence d'un laser HeNe de largeur de raie 1.5GHz est de 0.2m et peut atteindre 30km pour un laser CO₂ d'une largeur de raie égale à 10kHz. Notons également plus récemment la réalisation de lasers fonctionnant dans le visible (563nm) et dont la largeur de raie est sub-hertzienne.

²⁹ On considérera en première approximation que la longueur de cohérence correspond à la longueur du train d'ondes

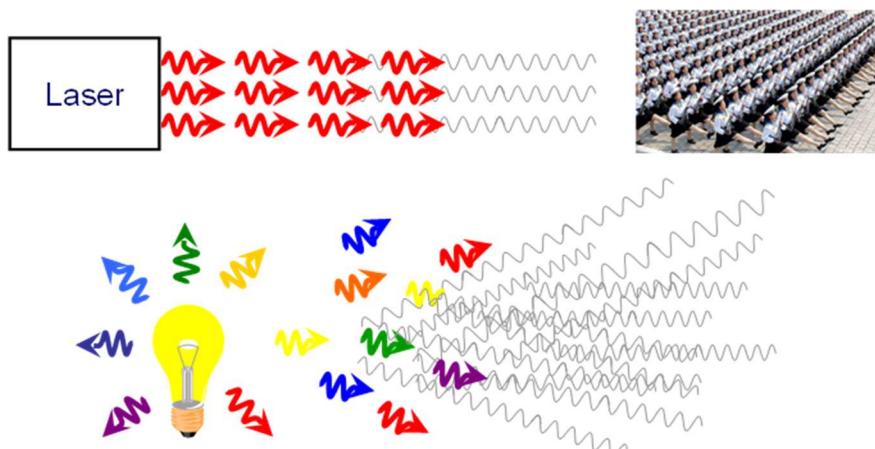


Figure 90.

Propriété de monochromatique d'un faisceau laser.

- **La lumière peut être polarisée.**

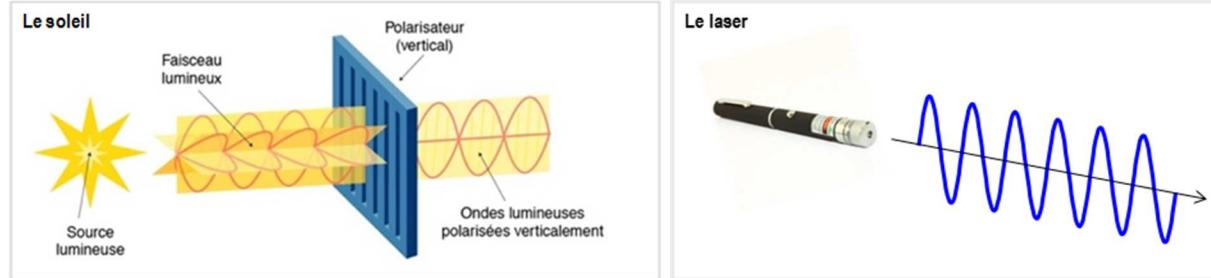


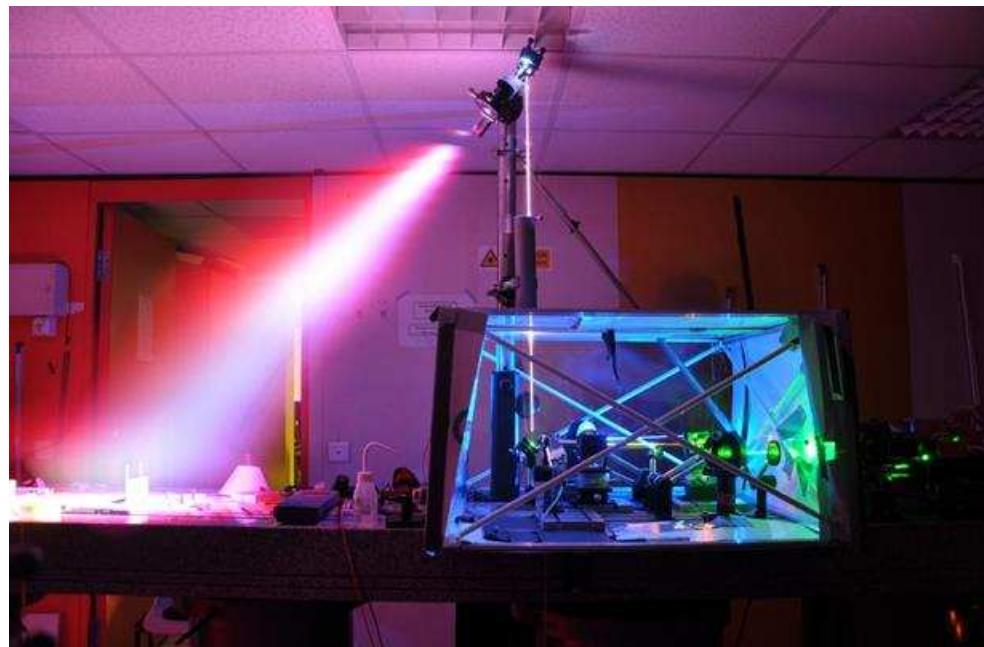
Figure 91.

Polarisation d'un faisceau laser.

La nature même de l'émission laser n'oblige pas la lumière laser à être polarisée. Par contre, il est difficile de supprimer tous les éléments polarisants dans une cavité. Pour cela, la plupart des lasers sont polarisés même si en prenant des précautions, on peut faire en sorte qu'ils ne le soient pas.

6. Holographie

« Il ne faut croire que ce que l'on touche... et encore...»



Montage d'holographie couleur à Télécom Paris.

6.1. Importance de la phase et de deux yeux pour la vision en 3D

D'un point de vue humain, nous avons besoin de deux yeux pour voir en volume. Les deux yeux voient deux angles de vue légèrement différents et le cerveau reconstitue la vision volumique : c'est la **stéréoscopie** (Figure 92).

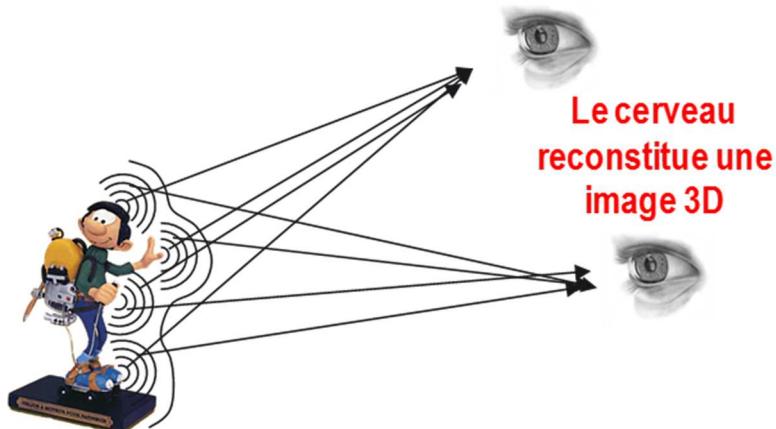


Figure 92. Principe de la vision volumique de l'être humain : la stéréoscopie

D'un autre côté, un objet est rendu visible par les ondes lumineuses qu'il émet, qu'il réfléchit ou qu'il diffuse. Un objet quelconque peut être considéré comme constitué d'un ensemble de sources ponctuelles, chacune d'entre elles étant caractérisée par son spectre dont chaque composante a une amplitude et une phase déterminée, fonction respectivement de la **brillance** et de la **position relative** du point considéré. C'est la raison pour laquelle un objet éclairé par une lumière peut-être observé de différents endroits.

Les informations correspondant à l'amplitude et à la phase sont toutes deux nécessaires à la perception de l'objet et de son relief. Par exemple, dans le cas d'une onde plane avec une incidence oblique dans le plan $z=0$, s'exprimant comme : $A_0(x,y) = a_0(x,y) \exp[j\varphi_0(x,y)] = a_0(x,y) \exp[-jkx \sin \theta]$, si la phase n'est pas enregistrée, on perd l'information sur la direction de l'onde. Donc, **amplitude et phase doivent être enregistrées si l'on désire restituer ultérieurement une réplique fidèle de l'objet en trois dimensions** et notamment si on souhaite rendre compte de tous les angles de vue, condition nécessaire pour que chaque œil voit une vue différente de l'autre.

Pour résumer, il faut trouver un moyen d'enregistrer tous les angles de vue sur le même support pour que l'on puisse voir d'une part en volume et d'autre part que la vue change lorsque l'on se déplace.

6.2. Idée de base de l'Holographie

En **photographie classique**, il y a deux raisons pour laquelle on ne voit pas en 3D.

- La première est que lors de la formation d'une image avec une lentille, chaque point de l'objet n'éclaire qu'un point de l'image (Figure 93, gauche). Un seul angle de vue est enregistré. On a beau regarder cette image avec les deux yeux, c'est comme si elle avait été enregistrée avec un seul. La vision est en 2D.
- Quand bien même on supprimerait la lentille, la phase n'est pas prise en compte : l'image est fixée sur une plaque photographique suivant la projection 2D de l'intensité de la lumière que l'objet réfléchit. En effet, l'émulsion photographique n'est sensible qu'au

module au carré du champ : **la détection est quadratique**. L'information sur la phase perdue, le relief n'est pas enregistré, la photographie est en deux dimensions ! Sans lentille, la plaque est alors (quasi) uniformément éclairée, il n'y a pas d'image.

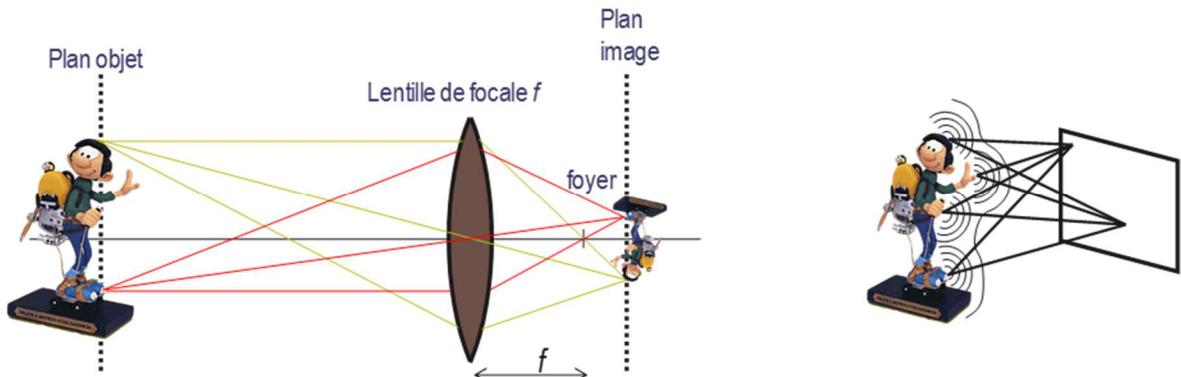


Figure 93. Principe de la formation d'une image (gauche). Enregistrement d'une image sans lentille (droite): chaque point de l'objet éclaire l'intégralité du plan image, la plaque est éclairée de manière (quasi) uniforme, il n'y a pas d'image.

L'idée de l'**holographie** est de se donner les moyens d'enregistrer la phase de l'onde provenant de l'objet.

- On l'aura compris, la **première condition est de supprimer la lentille** pour que chaque point de l'objet éclaire l'intégralité de la plaque. Ainsi, chaque point de la plaque reçoit l'intégralité de l'information sur l'objet mais vu sous un angle donné, c'est-à-dire en 2D. **Tous les angles de vue sont enregistrés**
 - La deuxième condition est de trouver un moyen d'enregistrer la phase de l'onde objet à l'aide d'un détecteur quadratique puisqu'il n'en existe pas d'autres. Pour enregistrer cette phase, un **code** doit être trouvé pour transformer les variations de phase en variations d'intensité. L'intensité enregistrée sera ensuite décodée optiquement pour reconstruire l'onde initiale. Ce code repose en réalité sur un **procédé interférométrique**. En effet, on sait que si l'on sépare une onde lumineuse en deux faisceaux puis qu'on les recombine, l'intensité résultante est une fonction de la différence de chemin optique parcouru par les deux ondes (interférences constructives ou destructives). C'est un **convertisseur de variation de phase en variation d'intensité**. Il existe donc, codée dans la figure d'interférence, une information sur les distances relatives des différentes ondes incidentes, donc une information sur le volume.

Ce procédé a été mis au point en 1948 par D. Gabor.

6.3. Éléments de théorie

6.3.1. Enregistrement d'un hologramme

Le principe du codage holographique est d'enregistrer sur une émulsion photographique (placée en $z=0$) la figure d'interférences (Figure 94) résultant du mélange entre une onde A_0 provenant d'un objet (appelée onde objet) avec une onde A_r connue, dite onde de référence (souvent assimilée à une onde plane). Pour cela, il faut que les deux ondes soient cohérentes entre elles. L'objet est donc éclairé par une fraction de l'onde qui sert de référence.

Les interférences produites sur l'émulsion photographique entre les rayons provenant de l'objet et l'onde de référence peuvent s'exprimer simplement d'un point de vue théorique.

Soit l'expression d'une onde plane choisie comme **onde de référence** :

$$A_r(x, y) = a_r(x, y)e^{\varphi_r(x, y)} \quad (58)$$

avec $|a_r(x, y)|^2$ constant dans le plan de la plaque et $\varphi_r(x, y)$ dépendant de l'angle d'incidence :

$$\varphi_r(x, y) = \vec{k} \cdot \vec{r} = k_x x + k_y y + k_z z \quad (59)$$

Avec $\|\vec{k}\| = \frac{2\pi}{\lambda}$ le vecteur d'onde et \vec{r} le vecteur position.

Soit l'expression de **l'onde objet** :

$$A_0(x, y) = a_0(x, y)e^{\varphi_0(x, y)} \quad (60)$$

avec $a_0(x, y)$ et $\varphi_0(x, y)$ des expressions compliquées prenant en compte la somme de l'ensemble des ondes provenant de l'objet. Inutile de détailler ces deux termes à ce stade.

Au point quelconque de coordonnées x, y , la plaque reçoit l'amplitude :

$$A_r(x, y) + A_0(x, y) \quad (61)$$

Comme nous l'avons dit, l'émulsion photographique étant sensible au module au carré du champ, il est utile de calculer les variations d'intensité $I(x, y)$ sur la plaque dues aux interférences :

$$\begin{aligned} I(x, y) &\propto |A_r(x, y) + A_0(x, y)|^2 = |a_r|^2 + |a_0|^2 + a_r^* a_0 e^{-i(\varphi_r - \varphi_0)} + a_r a_0^* e^{i(\varphi_r - \varphi_0)} \\ I(x, y) &\propto |A_r(x, y) + A_0(x, y)|^2 \\ &= |a_0(x, y)|^2 + |a_r(x, y)|^2 + a_0^* a_r e^{\varphi_r - \varphi_0} \\ &\quad + a_0 a_r^* e^{\varphi_r - \varphi_0} \end{aligned} \quad (62)$$

Si la plaque possède, après enregistrement et développement, une transmittance $t(x, y)$ linéairement proportionnelle à l'intensité enregistrée, alors :

$$\begin{aligned} t(x, y) &\propto |A_r(x, y) + A_0(x, y)|^2 \\ &= |a_r|^2 + |a_0|^2 + a_r^* a_0 e^{-i(\varphi_r - \varphi_0)} + a_r a_0^* e^{i(\varphi_r - \varphi_0)} \\ &= I_r + I_0 + 2\sqrt{I_r I_0} \cos[\varphi_r(x, y) - \varphi_0(x, y)] \end{aligned} \quad (63)$$

où I_r et I_0 sont respectivement les intensités de l'onde de référence et de l'onde objet dans le plan $z=0$.

La transparence obtenue, appelée **hologramme**, contient alors l'information codée sur l'amplitude et la phase de A_0 contrairement à une photographie classique.

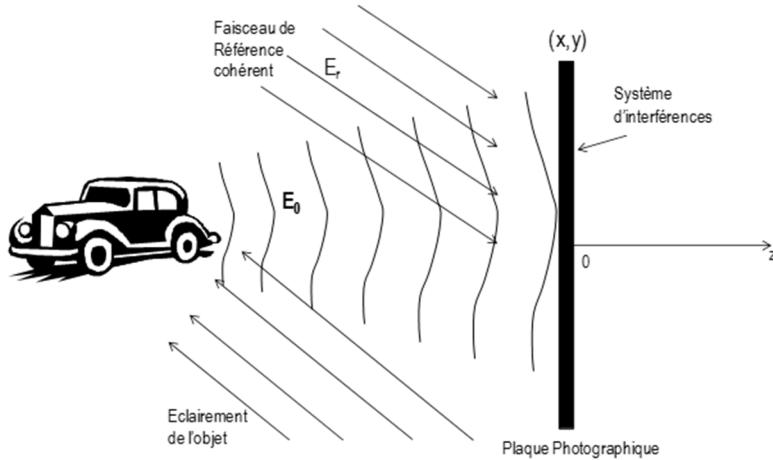


Figure 94. Schéma de principe de l'enregistrement d'un hologramme

6.3.2. Relecture d'un hologramme

Pour décoder l'information contenue dans l'hologramme et reconstruire l'onde objet (avec son amplitude et sa phase), l'onde de référence est une nouvelle fois utilisée pour illuminer l'hologramme. **Cette onde va être diffractée par la figure d'interférence** qui est enregistrée sur la plaque. On pourrait étudier en détail la diffraction de cette onde de référence par cet hologramme mais les calculs ne sont pas simples. En réalité, il est suffisant d'étudier le champ transmis juste après l'hologramme pour comprendre ce que l'on observe lors de la relecture.

Le résultat est une onde avec une amplitude complexe $A(x,y)$:

$$\begin{aligned}
 A(x,y) &= A_r(x,y)t(x,y) \\
 &= a_r e^{i\varphi_r} \left[|a_r|^2 + |a_0|^2 + a_r^* a_0 e^{-i(\varphi_r - \varphi_0)} + a_r a_0^* e^{i(\varphi_r - \varphi_0)} \right] \\
 &= \underbrace{a_r e^{i\varphi_r} (I_r + I_0)}_{\text{ordre 0}} + \underbrace{|a_r|^2 U_0}_{\text{ordre -1}} + \underbrace{a_r^2 e^{i2\varphi_r} U_0^*}_{\text{ordre +1}}
 \end{aligned} \tag{64}$$

On distingue dans cette équation trois termes (appelés ordres de diffraction) que nous allons détailler :

6.3.2.1. Partie proportionnelle à l'onde de référence (ordre 0)

$$A_{\text{ordre}0} = A_r (I_r + I_0) \tag{65}$$

Ce terme représente l'onde de référence modulée par la somme des intensités des deux ondes initiales. En première approximation, on peut considérer I_r et I_0 uniformes sur la plaque. La direction de $A_{\text{ordre}0}$ est donc identique à l'onde de référence A_r . Il correspond à l'onde de référence qui traverse l'hologramme sans être diffractée. Il peut être assimilé à un terme de bruit.

En réalité, I_0 varie très légèrement sur la plaque suivant l'objet holographié. Ce terme donne donc lieu à une très faible diffraction de l'onde plane de référence lors de la reconstruction que l'on négligera par la suite. Ce terme peut être appelé « terme ambigu » dans la littérature. Pour négliger ce terme en pratique, on a coutume également d'augmenter la puissance de l'onde de référence par rapport à celle de l'onde objet lors de l'écriture.

6.3.2.2. Partie proportionnelle à l'onde objet (ordre -1)

$$A_{\text{ordre}-1} = |a_r|^2 U_0 \quad (66)$$

Ce terme est identique à l'onde objet multipliée par l'intensité de l'onde de référence. La lumière transmise par la plaque photographique. Ce terme reconstitue l'onde objet en amplitude et en phase. **On a retrouvé l'objet sous forme d'image virtuelle, à l'endroit même où il était lors de l'enregistrement** (Figure 95)!

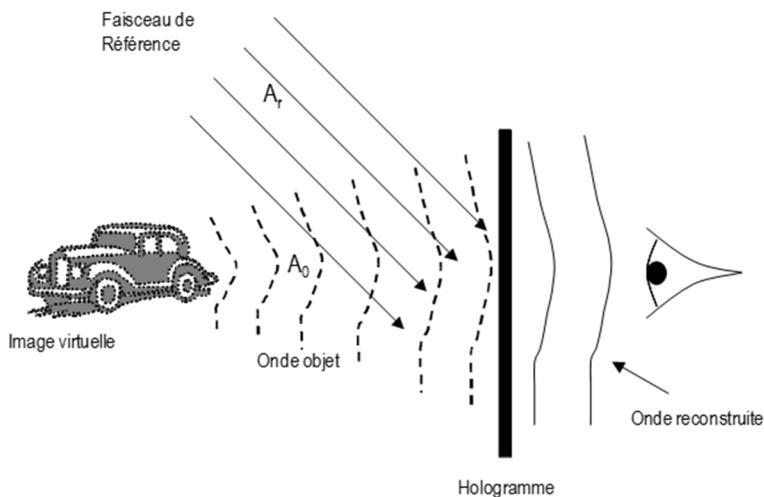


Figure 95. Reconstitution de l'onde objet par un hologramme

L'image restituée est réellement tridimensionnelle. Lorsque l'observateur se déplace devant l'hologramme, l'angle de vue change. On peut décrire l'hologramme comme une petite fenêtre à travers laquelle on regarderait un objet.

Chaque particule du matériau photographique contient tous les éléments de l'image, il contient l'information de l'ensemble de l'objet mais vu sous un angle donné ! On peut donc découper un hologramme en plusieurs morceaux et reconstituer avec chaque morceau l'image de l'objet entier (en perdant des angles de vue bien sûr !).

6.3.2.3. Partie proportionnelle à l'onde objet conjuguée (ordre +1)

$$A_{\text{ordre}+1} = a_r^2 e^{i2\varphi_r} U_0^* \quad (67)$$

Ce terme, à un facteur d'amplitude près, est l'**onde conjuguée de l'onde objet**. C'est une image réelle comme nous le montrerons dans les exemples suivants. Elle peut donc se projeter sur un écran et même se copier pour dupliquer l'hologramme. Ses profondeurs sont inversées par rapport à celles de

l'objet : l'image réelle est dite **pseudoscopique** alors que l'image virtuelle est dite **orthoscopique** (Figure 96).

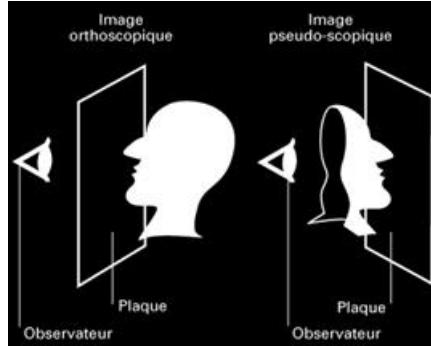


Figure 96. Différence entre une image orthoscopique et pseudoscopique

Le terme de phase $e^{j2\varphi_r}$ indique la position de l'image réelle. Elle n'est pas à la même position que l'image virtuelle, ce que nous allons voir dans la suite.

6.3.3. Quelques exemples

La signification des différents termes restitués par l'hologramme peut facilement être vérifiée à l'aide de différents exemples simples.

6.3.3.1. Hologramme d'une onde plane oblique \approx point source à l'infini

Soit le cas où l'objet est un point lumineux à l'infini. Sur la plaque l'onde objet est alors une onde plane oblique faisant un angle θ avec l'axe $0z$ et une onde de référence plane parallèle à l'axe $0z$ ($\varphi_r = 0$). Leur expression peut s'écrire :

$$A_r = a_r \quad \text{et} \quad A_0 = a_0 e^{-jkx \sin \theta} \quad (68)$$

où a_r et a_0 sont des constantes réelles.

Alors, l'équation (64) permet de connaître l'expression de l'onde restituée :

$$A(x, y) = \underbrace{a_r (I_r + I_0)}_{\text{Onde plane // à l'axe } 0z} + \underbrace{|a_r|^2 a_0 e^{-jkx \sin \theta}}_{\text{Onde plane dans la direction } +\theta} + \underbrace{a_r^2 a_0 e^{+jkx \sin \theta}}_{\text{Onde plane dans la direction } -\theta} \quad (69)$$

Le premier terme correspond à une onde plane se propageant dans la direction z . Le deuxième terme correspond à une onde plane dans la direction θ identique à l'onde objet initiale. Le troisième terme correspond à une onde plane dans la direction opposée, c'est-à-dire suivant l'angle $-\theta$.

L'onde objet est bien séparée des autres ondes (Figure 97). En fait, cet hologramme est simplement un enregistrement de franges d'interférences formées par deux ondes planes se croisant avec un angle θ . Il agit comme un réseau de diffraction sinusoïdal qui permet de séparer une onde de référence dans trois directions faisant des angles 0 , $+\theta$ et $-\theta$ par rapport à l'axe $0z$.

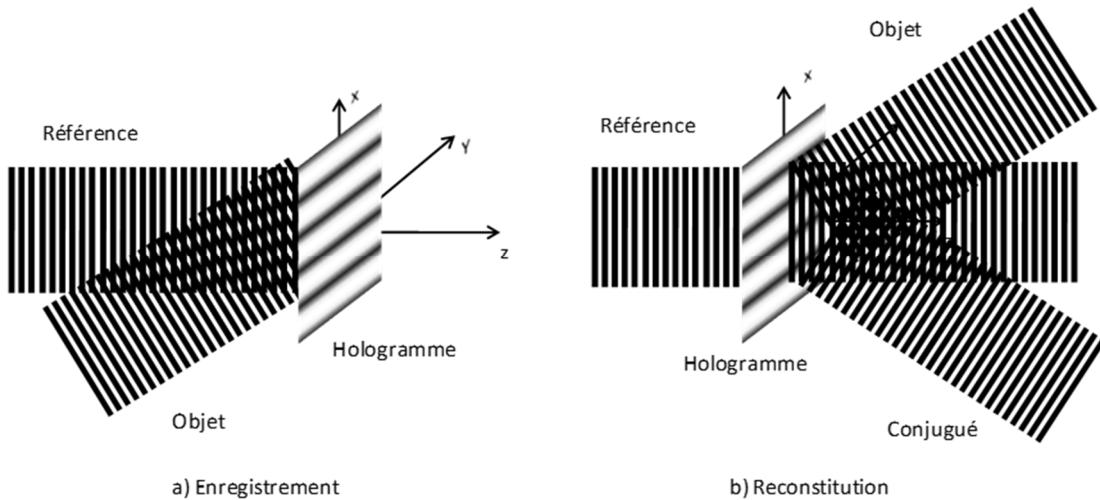


Figure 97. L'hologramme d'une onde plane oblique est un réseau de diffraction sinusoïdal.

6.3.3.2. Hologramme d'un point source à distance finie

Il est intéressant d'étudier ce cas car on a vu que tout objet peut-être décomposé en une somme de points sources élémentaires selon le principe de Huygens Fresnel énoncé plus haut. L'hologramme d'un point source peut donc être vu comme **l'hologramme élémentaire**.

Si l'objet est un point source situé sur l'axe Oz à une distance $-d$ de la plaque holographique comme illustré sur la Figure 98.a, l'onde objet est une onde sphérique issue du point source dont les coordonnées sont $r_0 = (0,0,-d)$. L'onde objet peut donc s'exprimer comme :

$$A_0(\mathbf{r}) \propto a_0 \frac{e^{-jk|\mathbf{r}-\mathbf{r}_0|}}{|\mathbf{r}-\mathbf{r}_0|} \quad (70)$$

où $\mathbf{r} = (x,y,0)$ correspond à un point sur la plaque holographique en $z=0$.

Une étude détaillée de la figure d'interférence (éq. (62)) montrerait que l'on obtient une **série d'anneaux concentriques**. Si on reprend l'expression (64) :

- ⇒ *Le premier terme* se décompose en une onde plane se propageant dans la direction z ainsi qu'un terme proportionnel à $1/|\mathbf{r}-\mathbf{r}_0|^2$ dont l'onde se propage dans la direction z avec un angle très petit puisque son amplitude varie très lentement dans le plan transverse (à cause de la diffraction).
- ⇒ *Le deuxième terme* est une nouvelle fois similaire à l'onde objet initiale : c'est l'**onde sphérique divergente** qui a été reconstruite. Son origine se situe en $(0, 0, -d)$, soit exactement la même position que celle du point source initial. Cette **image est virtuelle** puisqu'elle se forme avant la face de sortie de l'hologramme. Elle ne peut être visualisée sur un écran mais peut-être imagée par une autre lentille (celle de l'œil par exemple). Cette onde est illustrée Figure 98.b.

⇒ Le troisième terme est proportionnel au conjugué de l'onde objet : $A_{\text{ordre}+1} \propto a_0 e^{jk|\mathbf{r}-\mathbf{r}_0|} / |\mathbf{r}-\mathbf{r}_0|$. C'est une **onde sphérique convergente** centrée en $(0, 0, +d)$. L'image de ce point est donc réelle. Elle peut être projetée sur un écran.

Ces différentes ondes reconstituées sont illustrées Figure 98.b.

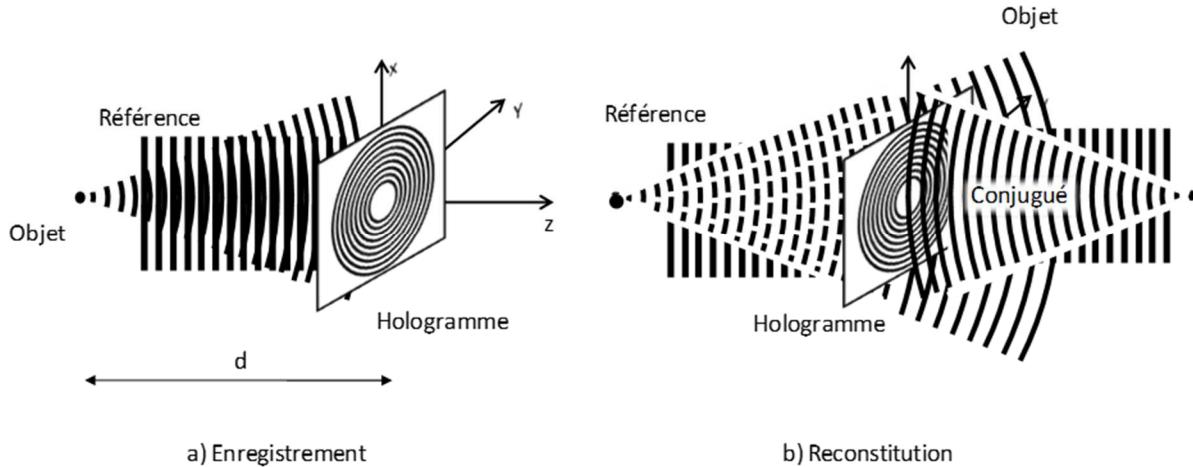


Figure 98. Hologramme d'une onde sphérique provenant d'un point source. L'onde conjuguée produit une image réelle du point source. L'onde objet produit elle une image virtuelle de ce point.

Remarque

Sur cet exemple, l'onde de référence est parallèle à l'axe $0z$ et le point source se trouve sur l'axe. Lors de la restitution, on constate que c'est aussi le cas pour l'image conjuguée. On voit qu'il est alors impossible de dissocier les différentes images lors de l'observation. Tout est confondu sur l'axe $0z$.

6.3.3.3. Holographie hors-axe d'un objet quelconque

Le cas précédent rencontre le problème que les trois images restituées par l'hologramme sont superposées. Le moyen de séparer les différentes images est, au moment de l'écriture, de faire en sorte que l'objet et l'onde référence ne soient pas sur le même axe optique. On parle alors d'holographie hors-axe (off-axis en anglais)

Comme dit plus haut, un objet diffusant quelconque peut être considéré comme formé par un grand nombre de sources ponctuelles d'amplitudes a_0 et de phases φ_0 variables. L'onde diffusée par un objet quelconque peut donc s'exprimer comme :

$$f(x, y) = \sum_{\text{surface de l'objet}} a_0 e^{j\varphi_0} \quad (71)$$

Si l'onde plane est placée hors de l'axe optique et que la direction de cette onde objet fait un angle θ avec l'axe optique, on peut exprimer l'onde objet par :

$$A_r(x, y) = a_r e^{-jkx \sin \theta} \quad (72)$$

C'est une onde dont l'enveloppe complexe $f(x, y)$ portant l'information sur l'objet est modulée par un facteur de phase qui indique sa direction.

L'équation (64) devient :

$$A(x,y) \propto a_r e^{i\varphi_r} [l_r + |f(x,y)|^2] + |a_r|^2 f(x,y) e^{-jkx \sin \theta} + a_r^2 f^*(x,y) e^{+jkx \sin \theta} \quad (73)$$

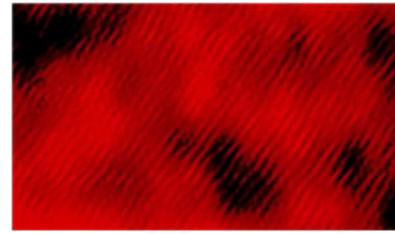


Figure 99. Photographie au microscope des franges d'interférences enregistrées sur un hologramme

Une photographie d'une figure d'interférences typique enregistrée sur un hologramme est présentée Figure 99.

Le deuxième terme est une nouvelle fois une réplique de l'onde objet. Sa position est identique à celle au moment de l'écriture, l'onde objet est restituée avec un angle θ comme l'indique le terme de phase $e^{-jkx \sin \theta}$. Le présence du facteur $e^{+jkx \sin \theta}$ dans le troisième terme indique que l'image conjuguée se trouve dans la direction $-\theta$ (par rapport à la direction de l'onde de référence).

Les différentes images restituées sont alors spatialement séparées et peuvent être observées indépendamment les unes des autres.

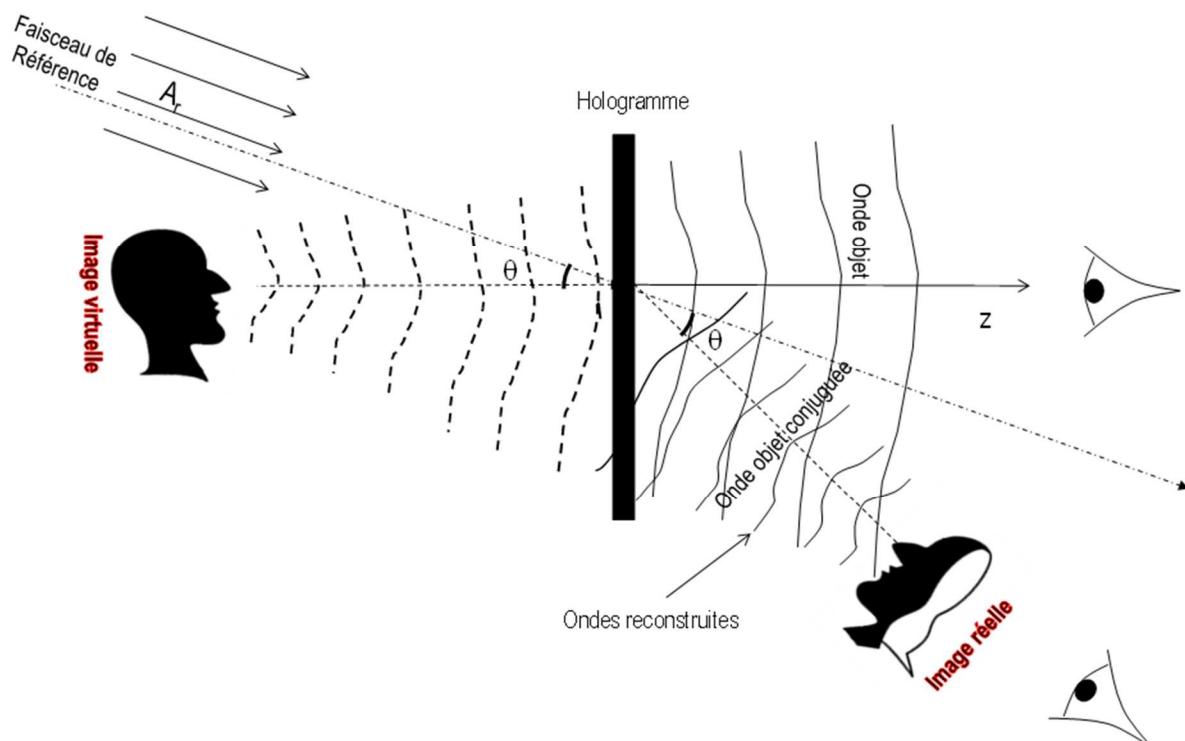


Figure 100. Relecture d'un hologramme hors-axe

6.3.4. Deux familles d'hologrammes : en transmission ou en réflexion

On a pour habitude d'appeler un hologramme par la manière que l'on utilise pour le visualiser. Ainsi :

- ⇒ *Hologramme en transmission* : on regarde le champ transmis par l'hologramme. On place donc lors de la relecture son œil de l'autre côté de la plaque ou se situe l'onde de référence (comme sur la Figure 95).

⇒ *Hologramme en réflexion* : on place lors de la relecture son œil et l'onde de référence du même côté de la plaque si bien que l'on observe les ondes réfléchies par l'hologramme.

En réalité, ces hologrammes sont très différents. La première différence concerne la manière dont on enregistre l'hologramme.

6.3.4.1. Hologramme en transmission

Considérons le cas simple où l'onde objet et l'onde de référence sont des ondes planes cohérentes portées par les vecteurs d'ondes \mathbf{k}_r et \mathbf{k}_0 à la longueur d'onde $\lambda_{\text{écriture}}$. Dans le cas d'un hologramme en transmission, l'objet et l'onde de référence sont placés du même côté de la plaque holographique au moment de l'écriture comme illustré Figure 101.

L'épaisseur de la gélatine photographique permettant l'enregistrement s'étend de $z=0$ à $z=\Delta$. Les franges d'interférences sont alors une fonction des variables x , y et z :

$$\begin{aligned} I(x, y, z) &\propto \left| a_r e^{-j\mathbf{k}_r \cdot \mathbf{r}} + a_0 e^{-j\mathbf{k}_0 \cdot \mathbf{r}} \right|^2 \\ &= I_r + I_0 + 2\sqrt{I_r I_0} \cos(\mathbf{k}_0 \cdot \mathbf{r} - \mathbf{k}_r \cdot \mathbf{r}) \\ &= I_r + I_0 + 2\sqrt{I_r I_0} \cos(\mathbf{k}_g \cdot \mathbf{r}) \end{aligned} \quad (74)$$

où $\mathbf{k}_g = \mathbf{k}_0 - \mathbf{k}_r$ et $\mathbf{k}_g \cdot \mathbf{r}$ représente le produit scalaire entre \mathbf{k}_g et \mathbf{r} .

$I(x, y, z)$ présente des franges d'interférences sinusoïdales de période $\Lambda = 2\pi / |\mathbf{k}_g|$.

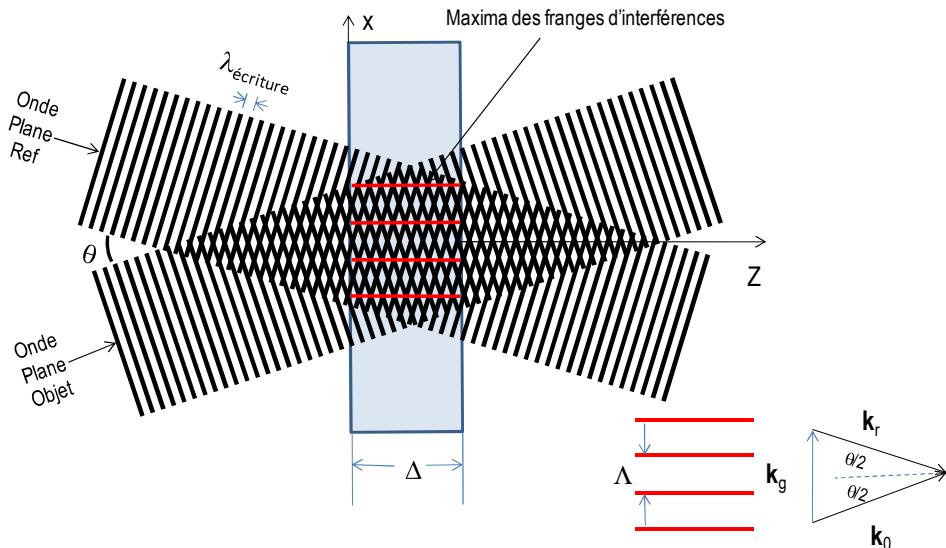


Figure 101. Franges d'interférences quand l'onde de référence et l'onde objet sont des ondes planes. Puisque $|\mathbf{k}_r| = |\mathbf{k}_0| = 2\pi / \lambda_{\text{écriture}}$ et d'après la géométrie du diagramme de vecteur (à gauche) :

$$\mathbf{k}_g \cdot \mathbf{r} = 2(|\mathbf{k}_g| \sin(\theta/2))x = 2\left(\frac{2\pi}{\lambda_{\text{écriture}}} \sin(\theta/2)\right)x$$

Comme on l'a dit, les deux ondes sont cohérentes si bien que

$$|\mathbf{k}_r| = |\mathbf{k}_0| = \frac{2\pi}{\lambda_{\text{écriture}}} \quad (75)$$

Les deux vecteurs faisant un angle $+\theta/2$ et $-\theta/2$ avec l'axe optique, on montre facilement à l'aide du diagramme des vecteurs sur la Figure 101 que l'expression (74) se simplifie car \mathbf{k}_g est colinéaire à l'axe $0x$:

$$\mathbf{k}_g \cdot \mathbf{r} = 2(|\mathbf{k}_r| \sin(\theta/2))x = 2\left(\frac{2\pi}{\lambda_{\text{écriture}}} \sin(\theta/2)\right)x \quad (76)$$

d'où

$$I(x, y, z) \propto I_r + I_0 + 2\sqrt{I_r I_0} \cos\left(2\frac{2\pi}{\lambda_{\text{écriture}}} x \sin(\theta/2)\right) \quad (77)$$

Les surfaces d'intensité constante (franges d'interférences) sont normales au vecteur \mathbf{k}_g , c'est-à-dire à l'axe $0x$. La période des franges d'interférence est :

$$\Lambda = \frac{\lambda_{\text{écriture}}}{2 \sin(\theta/2)} > \frac{\lambda_{\text{écriture}}}{2} \quad (78)$$

Plus $\theta/2$ augmente, plus Λ diminue. La valeur minimale de l'interfrange étant $\lambda/2$.

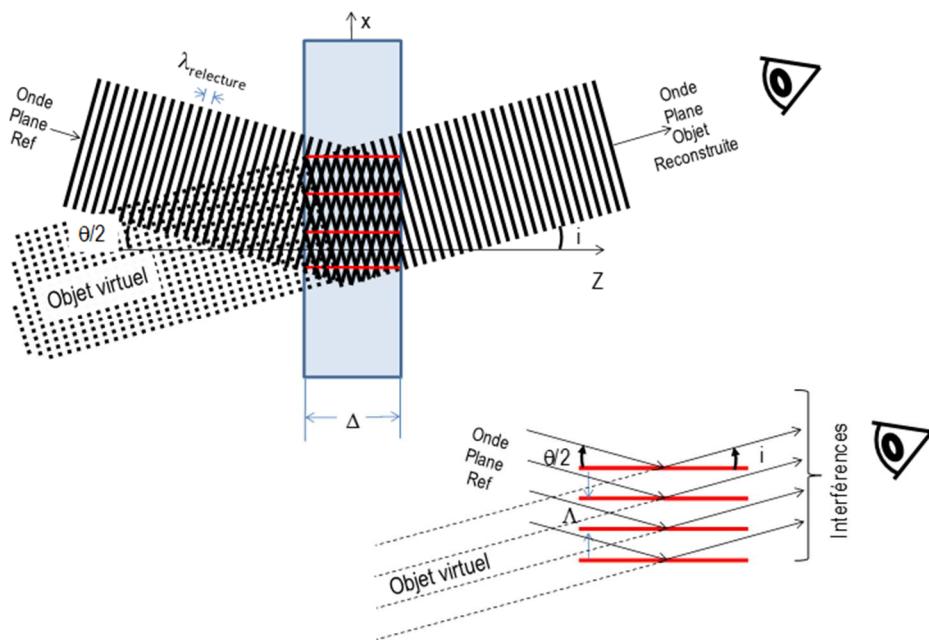


Figure 102. L'onde de référence est diffractée par le réseau de Bragg. Ceci permet de reconstruire l'objet. Si l'onde de référence est identique à l'onde de référence initiale (même longueur d'onde et même angle), alors $i = \theta/2$.

Si on enregistre ces franges sur l'émulsion d'épaisseur Δ , ces franges peuvent être vues comme un réseau de diffraction épais. L'hologramme est appelé **hologramme de volume**. Le vecteur \mathbf{k}_g est appelé vecteur réseau.

Lorsque ce réseau est ré-éclairé par une onde plane de longueur d'onde λ_{lecture} comme illustré sur la Figure 102, avec le même angle $\theta/2$ que l'onde de référence initiale, les plans parallèles du réseau de Bragg diffusent la lumière dans toutes les directions. Dans une direction donnée d'observation i , il y a interférences constructives lorsque la condition de Bragg suivante est satisfaite :

$$\sin(i) - \sin(\theta/2) = k \frac{\lambda_{\text{lecture}}}{\Lambda} \quad (79)$$

Avec k entier.

6.3.4.1.1. Reconstruction avec une longueur d'onde identique à celle d'écriture

Si on ré-éclaire l'hologramme avec la même longueur d'onde qui a servi à l'écriture, alors, en utilisant (78) et (79), on montre que :

$$\sin(i) = (2k+1)\sin(\theta/2) \quad (80)$$

On constate qu'il existe plusieurs angles (appelés ordres) de diffraction en fonction de k . On peut en déduire plusieurs choses :

- Ordre -1 de diffraction : Cet angle correspond à $k=-1$. Ceci entraîne : $i = \theta/2$. **L'angle de l'ordre -1 de diffraction est égal à l'angle d'incidence de l'onde objet.** L'objet est reconstitué à la même position que celle initiale de l'objet.
- Il existe d'autres angles où l'on retrouve des répliques de l'objet. En général, ces répliques sont beaucoup moins intenses.

6.3.4.1.2. Reconstruction avec une longueur d'onde différente à celle d'écriture

Supposons maintenant que l'hologramme soit éclairé par une onde de référence dont la longueur d'onde λ_{lecture} est différentes de celle ayant servi à l'écriture. La condition de Bragg (79) montre cette fois que l'angle de l'ordre -1 de diffraction n'est plus identique à l'angle d'incidence ! **L'objet ne sera plus au même endroit.** On montre, mais la démonstration n'est pas triviale, que la taille de l'objet est également modifiée.

En résumé, un hologramme en transmission sera flou et irisé s'il est éclairé en lumière blanche. Un hologramme en transmission doit donc être absolument observé en lumière monochromatique. Dans ce cas, si $\lambda_{\text{lecture}} \neq \lambda_{\text{écriture}}$, alors, la position de l'objet restitué change par rapport à sa position initiale mais l'image de l'objet reste visible et nette.

6.3.4.2. Hologramme en réflexion

A la différence des hologrammes en transmission, **le faisceau de référence et le faisceau objet sont cette fois placés de part et d'autre de la plaque**.

L'expression des interférences (64) ne change pas. Par contre, compte tenu des directions des vecteurs d'onde \mathbf{k}_r et \mathbf{k}_0 , $\mathbf{k}_g = \mathbf{k}_0 - \mathbf{k}_r$ est cette fois parallèle à l'axe $0z$. Les surfaces d'intensité constante sont normales au vecteur \mathbf{k}_g . Au regard de la géométrie du diagramme de vecteur (Figure 103), on a :

$$\mathbf{k}_g \cdot \mathbf{r} = 2(\mathbf{k}_r | \cos(\theta/2))z = 2\left(\frac{2\pi}{\lambda_{\text{écriture}}} \cos(\theta/2)\right)z \quad (81)$$

Et

$$I(x, y, z) \propto I_r + I_0 + 2\sqrt{I_r I_0} \cos\left(2\frac{2\pi}{\lambda_{\text{écriture}}} z \cos(\theta/2)\right) \quad (82)$$

Les franges d'interférences sont parallèles à la surface de l'émulsion photographique. La période des franges d'interférence devient :

$$\Lambda = \frac{\lambda_{\text{écriture}}}{2\cos(\theta/2)} > \frac{\lambda}{2} \quad (83)$$

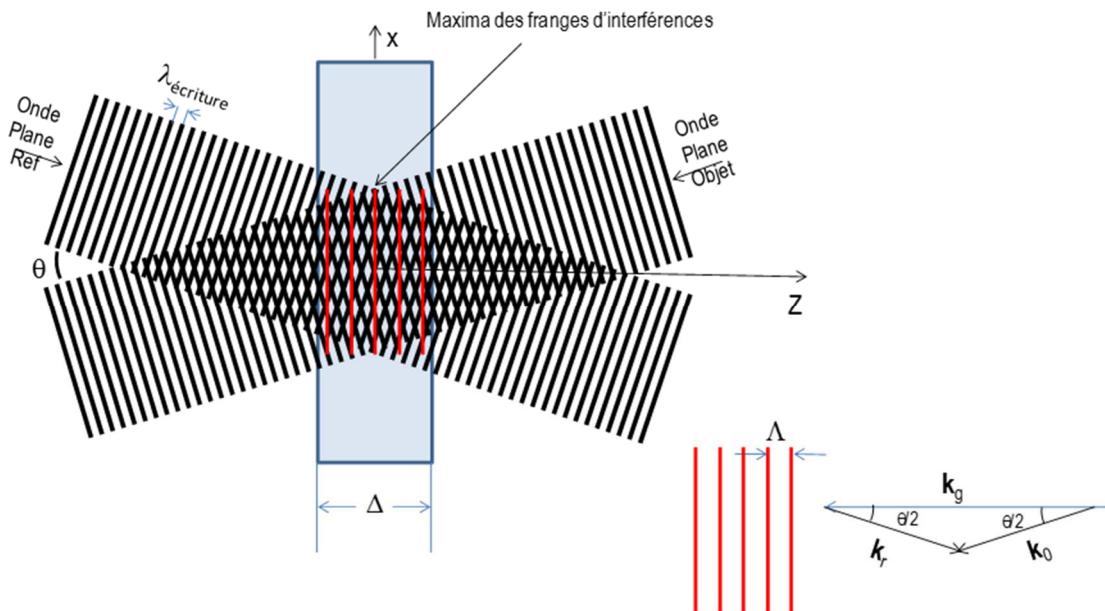


Figure 103. Un hologramme en réflexion est enregistré en plaçant le faisceau de référence et le faisceau objet de part et d'autre de la plaque holographique. Les franges d'interférences sont alors parallèles à la surface de la plaque holographique.

Lors de la reconstruction, on ré-illumine l'hologramme avec une onde plane provenant d'une source blanche et un angle d'incidence i et on regarde le champ réfléchi par l'hologramme (Figure 104). **Son angle de réflexion est identique à l'angle d'incidence comme nous l'indique les lois de Snell-Descartes.**

6.3.4.2.1. Reconstruction avec une lumière blanche dont la direction est identique à l'onde de référence

Cette onde va être démultipliée en se réfléchissant sur différents plans d'interférence. On montre que le déphasage entre une onde réfléchie sous un angle d'incidence i et une autre onde réfléchie qui a traversé une couche supplémentaire est :

$$\varphi = 2\Lambda \cos(i) \quad (84)$$

On considère qu'une longueur d'onde est réfléchie si le déphasage est un multiple de 2π . D'après l'expression de l'interfrange Λ (eq. (83)), la longueur d'onde réfléchie est :

$$\lambda_{réfléchie} = \lambda_{écriture} \frac{\cos(i)}{\cos(\theta/2)} \quad (85)$$

Donc, si l'angle de relecture i est égal à l'angle d'écriture $\theta/2$, la longueur d'onde réfléchie sera identique à la longueur d'onde d'écriture. Les autres longueurs d'onde ne seront pas réfléchies mais transmises. Ces longueurs d'onde ne seront donc pas gênantes.

En réflexion, en même temps qu'on enregistre un hologramme, on inscrit un filtre appelé **filtre de Bragg ou miroir de Bragg** qui permet de reconstruire l'hologramme avec une source blanche. En réflexion, un hologramme éclairé en lumière blanche sera net et monochrome. Seule la longueur d'onde ayant servi au moment de l'écriture sera réfléchie.

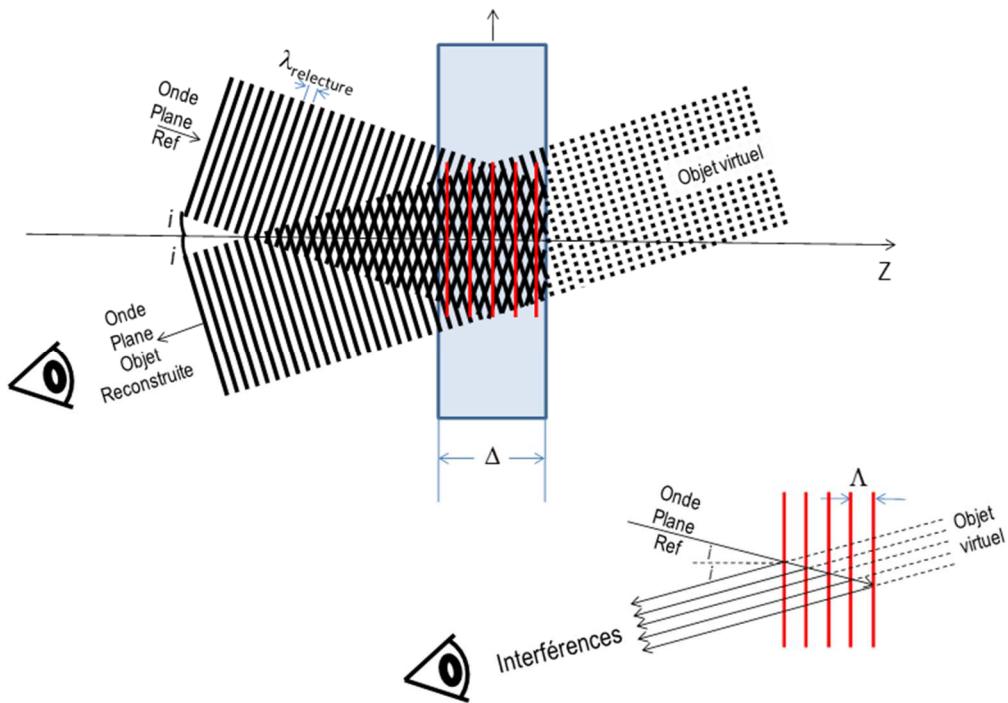


Figure 104. Reconstruction d'un hologramme en réflexion. La méthode d'enregistrement permet d'inscrire simultanément l'hologramme ainsi qu'un filtre de Bragg permettant de relire l'hologramme en lumière blanche.

6.3.4.2.2. Reconstruction avec une lumière blanche dont la direction est différente de l'onde de référence

Si l'angle d'incidence i de la lumière blanche est différent de l'angle $\theta/2$ ayant servi à l'enregistrement, alors, la condition d'interférences (84) permet de déduire que :

$$\lambda_{\text{réfléchie}} \neq \lambda_{\text{écriture}} \quad (86)$$

Lorsqu'on fait varier l'angle d'incidence de la lumière blanche, la couleur réfléchie par l'hologramme varie mais l'hologramme reste monochrome.

6.3.4.2.3. Quelques applications des miroirs de Bragg

Les miroirs de Bragg sont utilisés dans des domaines de l'optique relativement variés comme :

- Traitements antireflets : lunettes, instruments d'optique (télescope, appareil photographique etc.),
- Lasers : miroirs haute réflectivité, laser monomode, affinement de raie laser, lasers à fibre,
- Fonctions optiques fibrées dans les télécommunications : compensation de dispersion, insertion / extraction (Add-Drop) de longueur d'onde dans le réseau...
- Etc.

Bien-sûr, l'empilement des couches peut parfois être très complexe pour obtenir toutes sortes de gabarits de filtres.

6.4. Contraintes expérimentales

Les différents paragraphes précédents nous permettent maintenant de nous rendre compte des différentes contraintes expérimentales pour réaliser un hologramme.

6.4.1. Un laser

Comme on vient de le voir, pour enregistrer un hologramme, il faut réaliser des interférences entre une onde de référence et une onde objet. Cela impose donc de disposer d'une **source cohérente** avec un minimum de fluctuations de phase. Il faut donc disposer d'un laser.

Le faisceau objet et le faisceau de référence doivent de plus provenir de la même source (par division d'amplitude par exemple). On ne peut donc pas holographier un objet émettant spontanément de la lumière. L'onde objet sera réalisée par la diffusion d'une onde plane par cet objet, onde cohérente avec l'onde de référence.

La différence de marche entre les deux faisceaux depuis leur séparation jusqu'à leur recombinaison sur la plaque doit être inférieure à la longueur de cohérence. Plus la cohérence du laser sera grande, plus le volume des objets holographiés pourra être grand. Généralement, les deux faisceaux cohérents sont obtenus en divisant un faisceau laser à l'aide d'une lame séparatrice.

Remarque

On utilise des lasers à émission continue pour enregistrer des objets inanimés. Pour les scènes animées, on utilise des lasers impulsifs. Une impulsion de très forte énergie et d'une durée de l'ordre de la nanoseconde permet par exemple de figer une balle à la sortie d'un canon de fusil !

6.4.2. Les plaques holographiques

Sans rentrer dans la chimie des plaques holographiques, une plaque est constituée de grains sensibles à la lumière. Lorsque cette plaque est plongée dans une solution de révélation, les grains ayant reçu de la lumière noirissent alors que les autres restent transparents. Il existe bien évidemment des contraintes sur ces plaques.

6.4.2.1. Taille des grains

Puisque les franges d'interférence formées sur la plaque que l'on souhaite enregistrer sont composées de fines lignes dont la séparation peut être aussi petite que $\lambda/2$ (éq. (78)&(83)), les grains de l'émulsion photographique doivent pouvoir discriminer une frange brillante d'une frange sombre espacées de $\lambda/4$. Leur taille doit donc être très inférieure à cette valeur. Si le laser d'inscription est un HeNe, la taille du grain doit alors être très inférieure à $\sim 150\text{nm}$.

Les émulsions comportent donc entre 50000 et 125000 traits/mm (contre ≈ 200 tr/mm pour la photographie classique !) soit une taille de grain qui peut atteindre 8nm contre $5\mu\text{m}$ pour la photographie. En contrepartie, le film est beaucoup moins sensible et les temps de pose sont de l'ordre de quelques secondes.

6.4.2.2. La linéarité de la réponse de la plaque

La relation qui nous intéresse est celle qui relie l'amplitude t transmise par la plaque à l'énergie W reçue par la plaque pendant l'enregistrement. Cette courbe est présentée ci-après :

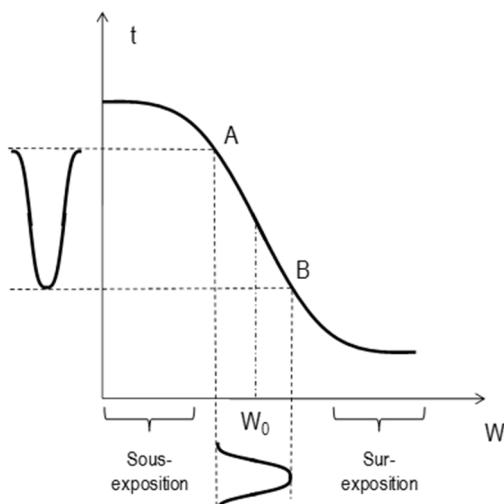


Figure 105. Facteur de transmission de la plaque en fonction de l'énergie reçue au moment de l'enregistrement.

On constate que pour atteindre la zone de linéarité requise pour enregistrer correctement les franges d'interférences avec un bon contraste, le temps de pose doit être adapté. W_0 représente une valeur moyenne de l'énergie reçue et par rapport. En deçà ou au dessus, le contraste des franges enregistrées diminue dramatiquement et également en conséquence l'efficacité de diffraction. L'objet restitué perd en luminosité. Le choix du temps de pose est donc primordial.

6.4.2.3. Épaisseur des plaques

Comme on l'a vu pour les hologrammes en réflexion, les franges sont parallèles à la surface de l'hologramme. Pour que le filtre de Bragg soit suffisamment efficace, il faut enregistrer quelques franges. L'épaisseur de la gélatine doit donc être supérieure à quelques franges sans quoi il est impossible de réaliser un hologramme en réflexion.

Cette épaisseur n'est pas requise pour les hologrammes en transmission.

6.4.3. La stabilité du montage pendant l'inscription

Puisque l'écart entre une frange brillante et une frange sombre peut être aussi petit que $\lambda/4$, une vibration peut faire bouger ces franges pendant l'enregistrement et donc diminuer le contraste des franges enregistrées voir les annuler. Il faut donc se donner les moyens de diminuer au maximum les perturbations extérieures pendant la prise de vue qui peut prendre de quelques secondes à quelques minutes suivant les montages:

- Vibration du montage par le sol, par la ventilation des appareils, par des bruits acoustiques, vibration de la plaque, mouvement de l'objet...
- Variation de température, de pression ou d'hygrométrie.
- Convection par le chauffage, par des mouvements dans la pièce, par la chaleur des personnes ou leur respiration...
- Gradients thermique sur la plaque.
- Etc.

6.4.4. Montage expérimental typique en transmission

Chaque montage holographique est unique. Il en existe une infinité suivant l'objet que l'on holographie, l'application, l'angle de vue que l'on souhaite de l'objet ou de l'onde de référence (qui sera le même en écriture qu'en relecture) etc. Pour un hologramme en transmission, la règle essentielle à respecter étant :

- Respect de la cohérence mutuelle des deux ondes,
- Les deux ondes doivent être du même côté de la plaque.

Voici un exemple parmi d'autres possibles d'une expérience permettant d'écrire et de relire un hologramme en transmission.

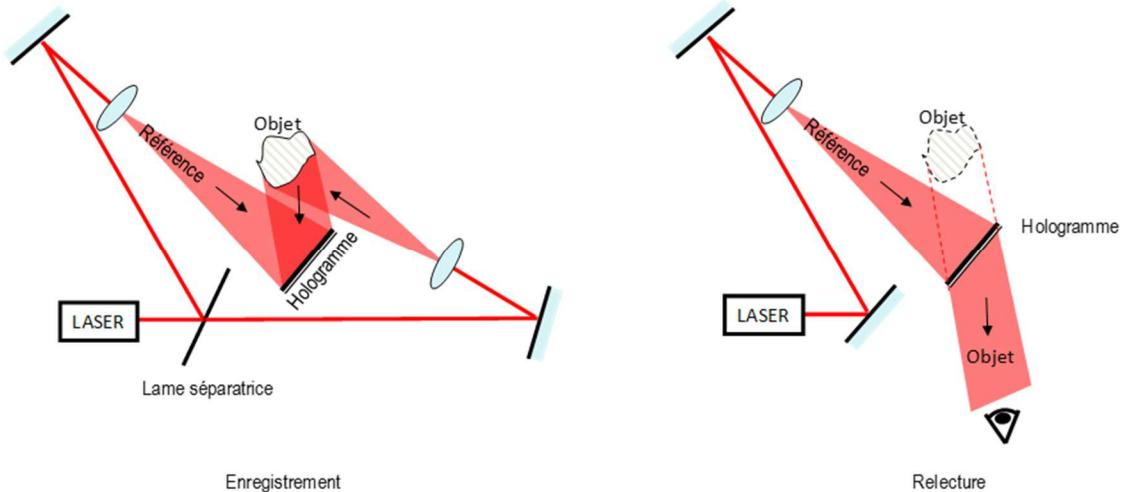


Figure 106. Enregistrement et relecture d'un hologramme en transmission.

6.4.5. Montage expérimental typique en réflexion : Hologramme de Denisyuk

Pour un montage en réflexion, les remarques sont les mêmes que pour un hologramme en transmission si ce n'est que les deux ondes doivent cette fois arriver de part et d'autre de la plaque.

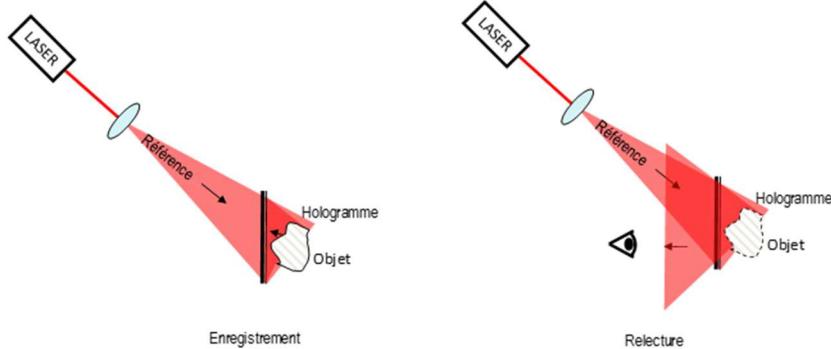


Figure 107. Enregistrement et relecture d'un hologramme en réflexion : l'hologramme de Denisyuk

Le montage présenté ici est le montage le plus simple qui soit. Il a été inventé par Y.N. Denisyuk en 1962. Il présente l'avantage d'avoir un réalisme extraordinaire. C'est un hologramme à faisceau unique où, au moment de l'écriture, la plaque holographique sert elle-même de lame séparatrice. Les ombres enregistrées semblent être recréées par la source de référence au moment de la restitution. Rien de mieux pour tromper l'observateur, même averti ! Il est en plus visible en lumière blanche !

6.5. Applications de l'holographie

Ormis la réalisation d'images impressionnantes, l'holographie possède énormément d'applications dans des domaines aussi variés que l'industrie ou la médecine. L'avènement du numérique dans ce domaine promet un bond en avant exceptionnel ces prochaines années.

6.5.1. Hologrammes couleurs pour la sauvegarde d'œuvres d'art

Longtemps inapplicable en muséologie parce qu'ils étaient monochromes et donc peu réalistes, les hologrammes ont vu leurs domaines d'application s'étendre depuis la mise au point des hologrammes couleur par Y. Gentet, fin des années 90. La difficulté résidait dans l'invention de gélatines sensibles à tout le spectre visible. Pour rendre compte des couleurs, il suffit alors d'utiliser trois lasers différents (bleu, vert et rouge) pour enregistrer les hologrammes (Figure 108, gauche).

Désormais, dans les musées, certaines œuvres, trop précieuses ou trop fragiles pour être exposées sont holographiées avec la plus grande précision. Leurs images 3D sont alors exposées avec une qualité comparable à l'original (Figure 108, droite), trompant même l'œil avisé.

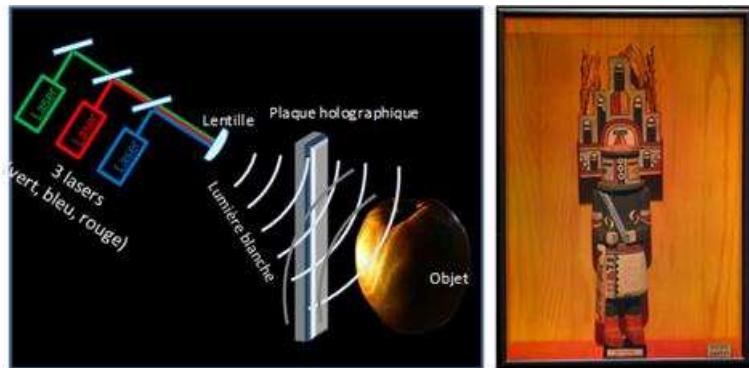


Figure 108. Expérience d'holographie en lumière blanche (gauche). Hologramme couleur restituables en lumière blanche (KACHINA HEMIS (statue indienne sud des états unis), Réalisation Y. Gentet)(droite).

6.5.2. Photo-inscription et composants optiques

6.5.2.1. Optique fibrée dans les télécommunications

Les réseaux de Bragg sont des composants très utilisés dans les réseaux de télécommunications, notamment dans commutateurs, les routeurs, les systèmes de changement ou de décalage spectral. Ils sont utiles pour extraire ou insérer des longueurs d'onde dans le réseau, compenser les dispersion chromatique (vitesse de propagation dans le réseau dépendant de la longueur d'onde) etc. Les franges de modulation périodique d'indice de réfraction constituant un réseau de Bragg sont photo-inscrites par laser UV dans le cœur d'une fibre optique monomode, l'indice du verre étant rendu dépendant de l'insolation UV qu'il reçoit par dopage du verre. Lorsqu'il est ensuite éclairé, ce réseau se comporte comme un "miroir" pour une bande spectrale très fine autour d'une longueur d'onde caractéristique (dite "de Bragg"), et transmet toutes les autres.

Par exemple, dans les technologies DWDM (Dense Wavelength Division Multiplexing), les informations sont transmises sur une même fibre mais dans des canaux adjacents caractérisés par des longueurs d'onde différentes. Le réseau de Bragg est un filtre très sélectif qui ne réfléchit que la longueur d'onde souhaitée. Ainsi, les multiplexeurs à insertion-extraction peuvent extraire un canal dans le flot qui arrive à un nœud du réseau puis éventuellement de le réinsérer en aval. Les égaliseurs de gains pour amplificateurs optiques sont également réalisés grâce à des réseaux de Bragg "longue période" ou "blasés". Enfin, grâce à des réseaux à pas variable (dits "chirpés"), on n'a plus seulement une longueur d'onde concernée par la diffraction mais un continuum de longueur d'onde, et cet élargissement du spectre permet d'effectuer de la compensation de dispersion.

6.5.2.2. Optique en espace libre

Certains types d'hologrammes agissent sur la lumière mais ne forment pas d'images 3D : ce sont les **éléments d'optique holographiques** (EOH). Il consistent à former l'hologramme d'une optique de base (lentille, lame séparatrice...).

Comme pour les fibres, on utilise la technique holographique pour produire des réseaux en enregistrant les franges d'interférences engendrées par des sources lasers. Les densités de traits peuvent aller de 65 à plus de 5000 traits/mm. L'holographie permet la création de différents réseaux : plans, courbes (concave...), corrigés des aberrations. Ils sont meilleurs que les réseaux gravés du fait de leur faible taux d'imperfection.

Les EOH sont réalisées pour des applications industrielles actuelles ou futures. On peut citer la réalisation d'optiques spéciales pour la focalisation (lentilles holographiques), la séparation ou la déviation

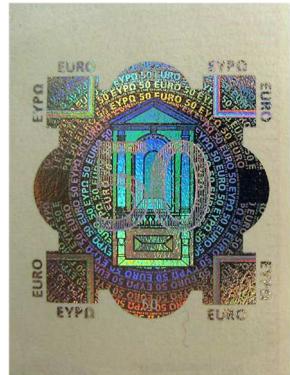
de faisceaux laser, la réalisation de faisceau pour la spéctroscopie (Jobin Yvon), de filtres d'amplitude et de phase pour la reconnaissance de forme, la corrections des aberrations, l'addressage, etc.

Un exemple d'utilisation est la réalisation d'un tableau de bord composé d'un viseur « tête haute » comprenant un ou plusieurs miroir holographique. Ces miroirs sont des hologrammes qui réflechissent une ou deux couleurs, de largeur spectrale très faibles. Il sont donc transparent pour quasiment tout le spectre visible. Un tel miroir permet de donner une image agrandie d'un élément du tableau de bord. Sur les avions commerciaux, le HUD (Head Up Display) sert essentiellement à présenter des informations relatives à l'environnement telles qu'une piste d'atterrissement masquée par le brouillard.

6.5.3. Sécurité et packaging

Les hologrammes ne sont quasiment pas copiables. En effet, pour copier un hologramme, il est nécessaire de faire l'hologramme de l'hologramme, dans des conditions semblables d'exposition afin de pouvoir respecter la taille et la forme de l'objet. Cette réalisation étant peu fiable et peu conforme à l'objet initial, on utilise alors les hologrammes pour certifier la conformité de certains objets :

- protection contre les contrefaçons (hologramme de sécurité): cartes bancaires, passeports, cartes d'identité, visas, billets de banques, etc.
- Surveillance d'accès (badges holographiques).
- Authentification de produits manufacturés.



Leur principe repose sur la superposition de couches imprimées, visibles ou non selon des angles différents, qui peut être combinée avec d'autres techniques. La plupart sont de type hologrammes « arc-en-ciel ». Sur un hologramme « arc-en-ciel », la profondeur dans l'axe vertical est sacrifiée. On restitue l'image grâce à la lumière blanche et, suivant l'angle de vue, l'hologramme change de couleur.

On trouve également ce type d'hologramme sur les emballages, dans la publicité etc. Cette fois, c'est la beauté de l'hologramme qui est utilisée.

6.5.4. Etudes de contraintes, détection de défauts

Une des applications relativement anciennes de l'holographie est l'interférométrie. Cette technique permet d'étudier les micro-déformations d'un objet diffusant entre deux expositions avec une extrême précision. En effet, en observant un hologramme d'interférométrie, on constate des franges d'interférences au niveau des parties déformées de l'objet (Figure 109). Ces franges correspondent aux variations de distance d'une demi-longueur d'ondes.

Pour réaliser un hologramme d'interférométrie, on élabore un montage d'hologramme. On réalise une première exposition lorsque l'objet est dans une première position, puis une seconde lorsque l'objet a été déformé (contraintes, variation thermique, etc.). La différence de trajet parcouru par les ondes dans les deux états de l'objet est alors rendue visible par une observation des franges d'interférences superposées à l'objet. On peut également réaliser cette étude en temps réel en superposant l'image de l'hologramme et l'objet lui-même. Toute déformation de l'objet se traduit alors par l'apparition en temps réel de frange d'interférences.

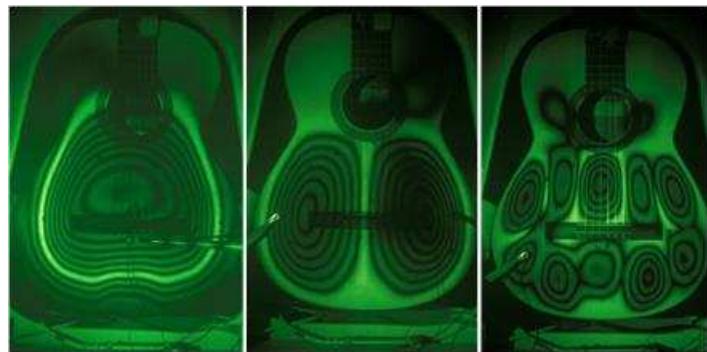


Figure 109. Image holographique des vibrations d'une guitare. Les lignes les plus claires sont les lignes nodales i.e. les endroits où il n'y a pas de vibration.

6.5.5. Mémoire holographique

La mémoire holographique est une technique de mémoire de masse utilisant l'holographie pour stocker de hautes densités de données dans des cristaux ou des polymères photosensibles.

La mémoire holographique est souvent désignée comme étant la prochaine génération de stockage optique des données. En effet, les techniques utilisées pour les CD ou les DVD atteignent leurs limites physiques (à cause de la taille de diffraction limitée des rayons d'écriture). L'holographie permet d'utiliser le volume du support au lieu de se limiter à la surface pour enregistrer des données. De plus, les données peuvent être multiplexées dans le volume d'enregistrement en ajoutant un angle au faisceau enregistreur par rapport au faisceau de référence, ou encore en modifiant sa fréquence ou sa phase.

En juin 2006, la société InPhase Technologies (Longmont, CO), annonce la réalisation du premier média de stockage holographique. D'une capacité de 300Go, il mesure 152x135x109mm et atteint un débit de 20Mo/s

Un faisceau laser est séparé à l'aide d'un cube séparateur (Beam Splitter) en deux faisceaux respectivement appelés « faisceau de référence » et « faisceau objet » (Figure 110).

- **Écriture**

Pour l'enregistrement, le faisceau est agrandi par les lentilles (L), afin d'illuminer complètement un modulateur spatial de lumière (SLM) (en réalité un panneau LCD, ressemblant à une sorte de grille, où les cases « opaques » et « transparentes » représentent respectivement les « 0 » et les « 1 » de l'information à stocker). Le but est de transférer les données au faisceau objet sous forme d'une page de pixels; ce faisceau objet est ensuite focalisé sur le cristal photosensible où il interfère avec le faisceau de référence qui (à position angulaire programmable). De cette interaction naît un motif d'interférences qui modifie les propriétés physico-chimiques du cristal. Le fait de changer l'angle d'attaque du rayon, sa longueur d'onde ou la position sur le support vont permettre de stocker une grande quantité d'informations dans un faible volume. Le stockage se fait plan par plan, ce qui permet des débits de données encore jamais atteints, de l'ordre du Giga-octet par seconde.

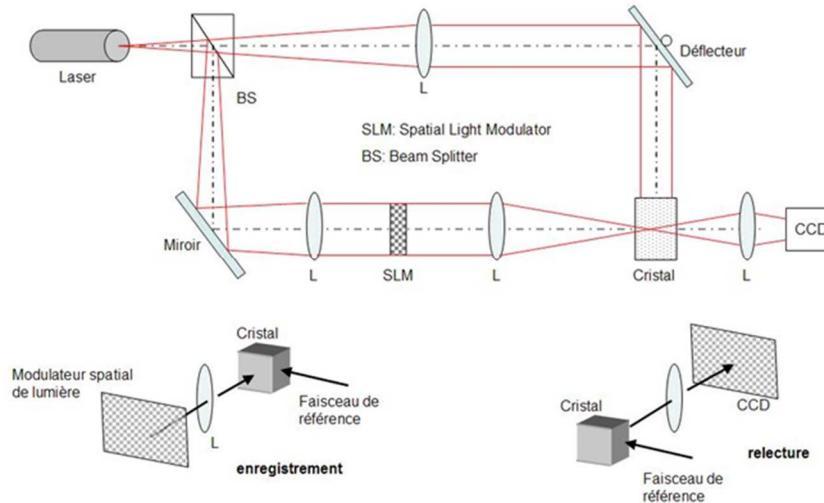


Figure 110. Principe de base de la mémoire holographique

- Lecture

À la lecture, l'éclairement par le faisceau de référence (suivant les angles d'enregistrement) conduit à une diffraction de la lumière qui reconstruit le faisceau objet avec sa page de données (avec une commutation des pages par orientation des angles); il ne reste plus qu'à diriger le faisceau sur la caméra CCD, qui capture instantanément la page digitale, la décode et transmet l'information à un ordinateur.

Le stockage holographique permettrait d'aller jusqu'à 10 tera-octets par centimètre cube. Pour comparer, pour une carte microSDXC de 256 Go la densité d'information vaut 1 620 Go/cm³, pour un disque 2,5" de 4 To la densité vaut 60 Go/cm³, pour un disque 3,5" de 10 To la densité vaut 27 Go/cm³. En 2016, la densité d'information stockée dans une carte microSD 256 Go est déjà de 26 fois supérieure à celle d'un disque 2,5 pouces de 4 To.

Citons également à l'étude les **HVD** (image ci-contre), version holographique du DVD dont les inventeurs promettent 3,9To, soit la capacité de l'équivalent de 830 DVD ou encore 160 DVD Blue-Ray. Le disque HVD fait 12cm de diamètre et 3,5mm d'épaisseur. Ce disque est lu par deux rayons laser superposés qui lisent les données par interférences. Le disque est couvert d'une couche photopolymère et est enfermé dans une cartouche car celui-ci ne supporte pas la lumière. Concernant l'écriture sur ce support, chaque adresse est gravée en une fois. On utilise un SLM (Spatial Light Modulator), l'effacement et l'écriture bit par bit ne sont pas encore au point.



Les progrès restant à faire autour de ces applications pour qu'elles soient commercialisables concernent les matériaux photo-sensibles dont il faut encore améliorer la capacité à être réinscriptible, les vitesses d'écriture, la durée de vie, etc.

6.5.6. Holographie numérique

L'holographie numérique est très récente (quelques années) et pourrait bien révolutionner l'holographie comme la photographie numérique a révolutionné la photographie.

On distingue trois types d'holographie numérique :

- ***La création d'hologramme numérique sur support analogique***

On crée à l'aide d'un ordinateur la figure d'interférence. L'objet peut provenir de plusieurs photographies, d'un film panoramique ou même être générée numériquement. La figure d'interférence est alors imprimée sur un film holographique, point par point à l'aide de l'expérience Figure 108 en focalisant les faisceaux et en déplaçant ces derniers. Cette technique permet alors de réaliser des hologrammes d'objets vivants.

- ***L'enregistrement d'hologramme sur support numérique***

On peut également réaliser l'expérience de la Figure 108 en remplaçant la plaque holographique par une matrice de capteur CCD. On fait ensuite une transformée de Fourier de l'image reçue pour recréer l'objet informatiquement. Ce principe permettant des diagnostics tridimensionnels est utilisé dans plusieurs domaines: la médecine, l'industrie (analyse d'écoulement...) etc. *Exemple*: on fait une IRM ou un scanner d'un patient et grâce à un ordinateur on crée un hologramme de l'organe déficient (utile pour les greffes). Cette utilisation de l'holographie permet de recréer le cas d'un patient en trois dimensions dans les conditions exactes (Voxel® compagny).

- ***La projection d'hologramme***

On commence à voir apparaître des afficheurs 3D (Light Blue Optics®), sorte de vidéoprojecteur 3D.

- ***L'hologramme tout numérique :***

On peut enfin générer numériquement un objet, en calculer la figure d'interférence (l'hologramme) puis le reconstituer par diffraction. Le principe est

- de générer un objet numérique (coordonnées de chaque point de l'objet, brillance (possiblement en fonction de l'angle, etc.).
- Puis, selon les équations de Fresnel (§3.2.1), de propager numériquement chaque onde sphérique provenant de chaque point jusqu'à une plaque virtuelle et d'en calculer la figure d'interférence avec une onde plane. Un exemple d'hologramme numérique est présenté Figure 111(gauche).
- Cette image est ensuite envoyée sur un modulateur spatial de lumière puis relu par diffraction (Figure 111(droite)).

La Figure 112 donne un exemple d'hologramme généré numériquement puis reconstitué par diffraction en couleur à l'aide de trois lasers RVB et trois SLM. Le cube a été réalisé à Télécom ParisTech.

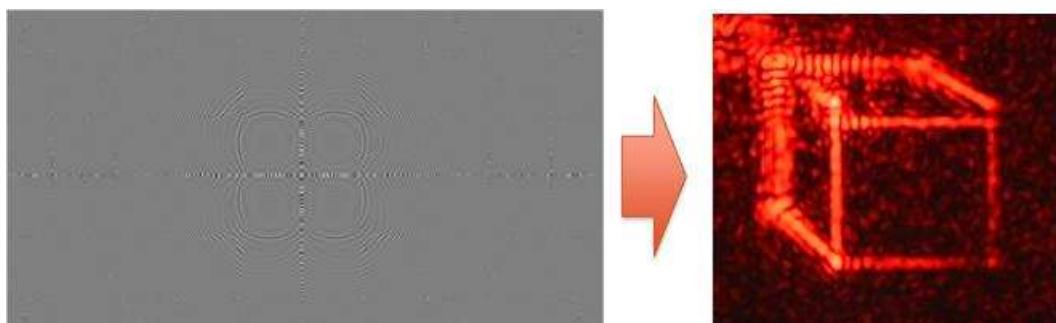


Figure 111. Exemple de l'hologramme d'un cube généré numériquement à Télécom ParisTech puis reconstitué par diffraction. On note un décalage de la face supérieure dû à une malencontreuse erreur de calcul !

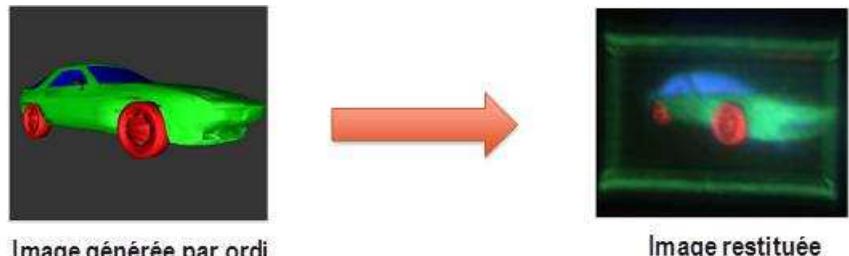


Figure 112. Exemple d'hologramme numérique généré par ordinateur et restituée par un modulateur spatial de lumière.

Les limites actuelles résident dans la taille des pixels (quelques μm) qui limitent les angles de vue permis à quelques degrés.

Actuellement, les SLM les plus résolus possèdent des pixels de $L_{pixel} = 6\mu\text{m}$ à $L_{pixel} = 8\mu\text{m}$ de large. Ce qui permet de discriminer, en première approximation, des franges brillantes ou sombres de $6\mu\text{m}$ à $8\mu\text{m}$ de large, soient des interfranges de 12 à $16\mu\text{m}$.

Or on sait que lorsque deux ondes planes se croisent, l'interfrange est directement proportionnelle à l'angle d'incidence selon la formule **Erreur ! Source du renvoi introuvable.** :

$$i = \frac{\lambda}{2n_c \sin \theta/2} \quad (87)$$

On peut donc actuellement enregistrer ou restituer avec ce genre de SLM des angles de :

$$\theta = 2 \times \arcsin \left(\frac{\lambda}{2n_c \times 2L_{pixel}} \right) \quad (88)$$

Soit pour un pixel de $6\mu\text{m}$, un angle de 2° seulement !!!

C'est ce procédé qui est envisagé pour la télévision 3D du futur sans lunette !

6.5.7. Télévision 3D du futur

Actuellement, suite à la projection en salle de cinéma de films en 3 dimensions (3D), l'intérêt du grand public pour une télévision 3D à domicile augmente. De nombreux fabricants ont réussi à créer ces écrans 3D, grâce à la technologie des écrans à cristaux liquides, technologie au point depuis maintenant quelques années. Le TP Holographie sera l'occasion de discuter de tout cela. Les systèmes sont efficaces et les résultats d'impression de relief sont convaincants. Cependant, même si cette technologie 3D paraît révolutionnaire, il s'agit en fait de la remise au goût du jour d'un principe physique relativement ancien basé sur la **vision stéréoscopique** de l'être humain : **un observateur regardant une scène voit deux images similaires mais légèrement décalées** de cette scène avec son œil droit et son œil gauche. Cette information est transformée par le **cerveau** et la personne perçoit alors le **relief**. La technologie actuelle utilise ce principe en projetant deux films simultanément, pris avec deux caméras différentes. Ces deux films sont entrelacés sur les lignes de pixels de l'écran à cristaux liquides et des lunettes spéciales suivant le procédé utilisé permettent de filtrer l'une ou l'autre de ces images pour chaque œil comme au cinéma, les deux images œil gauche et œil droit sont projetées simultanément ou alternativement. Des lunettes permettent de filtrer les images pour ne laisser que les images gauches pour l'œil gauche et les images droites pour l'œil droit. Cependant, ces technologies sont efficaces pour une position fixe de l'utilisateur mais **ne permet pas de voir différents angles de vue** lorsque l'on se déplace devant l'écran! Les technologies sans lunette ne lèvent pas ce problème.

Plusieurs fabricants essayent de contourner ce problème depuis quelques années. Si on se projette **dans le futur**, une autre technologie peut potentiellement offrir une 3D plus réaliste : **l'holographie digitale comme celle décrite dans le paragraphe précédent**. Ce procédé d'imagerie

permet l'enregistrement complet d'une scène avec tous les angles de vue suivant la position de l'utilisateur par rapport à l'écran. Le front d'onde objet est recréé à l'aide d'un support à cristaux liquides, reconfigurables. Ce support est appelé Modulateur Spatial de Lumière (SLM). Il permet de recréer le champ complet émis par une scène, créant la scène artificiellement ! L'impression de 3D pour l'observateur sera alors parfaite et tous les angles de vue seront enregistrés. Cela reste pour l'instant des études de laboratoires.

Comme on vient de le dire, pour l'instant, la théorie est au point et des expériences montrent que cela est envisageable comme celle qui sera montrée en amphi. Cependant, on vient de voir que **les cristaux liquides (SLM) ne permettent pas de dépasser des angles de vue supérieurs à 2° environ** (pour un pixel de 6µm). Pour atteindre 60°, il faudrait des pixels d'au maximum 400nm ! Pour atteindre 120°, il faudrait des pixels plus petits que 200nm !

Il faut donc une rupture technologique en trouvant des nouveaux matériaux capables d'atteindre ces tailles. Seul l'avenir nous dira si cela est faisable ou pas, les nanotechnologies sont prometteuses !

Annexe 1 : TABLEAU DE TRANSFORMEES DE FOURIER

1- FONCTIONS D'UNE SEULE VARIABLE (ξ et Ξ sont les variables de deux espaces duals (lettre grecque ksi/xi majuscule et minuscule)).

Temps / fréquences :

$$f(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(\nu) \exp(j2\pi\nu t) d\nu$$

$\Rightarrow \xi = t$ et $\Xi = \nu$

Espace / Fréquences spatiales

$$F(x) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(u) \exp(-j2\pi ux) du$$

$\Rightarrow \xi = u$ et $\Xi = x$

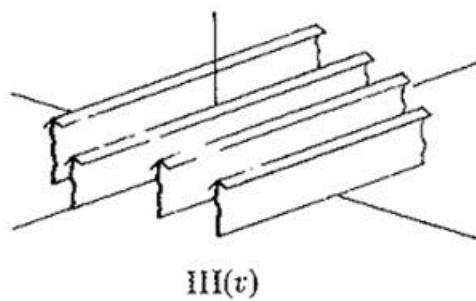
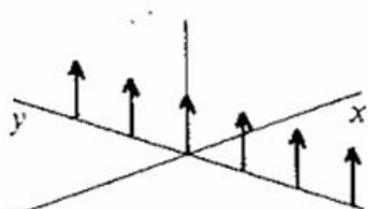
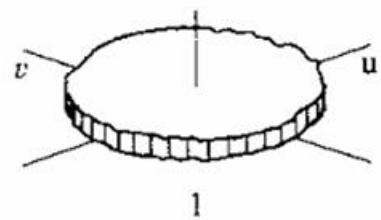
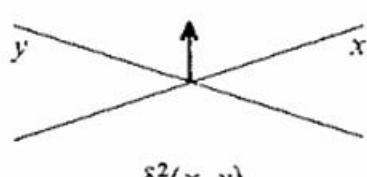
Variables duales	
ξ	Ξ
Expressions	
$f(\xi) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(\Xi) \exp(2j\pi\xi\Xi) d\Xi$	$F(\Xi) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(\xi) \exp(-2j\pi\xi\Xi) d\xi$
$\delta(\xi)$ = "delta de Dirac"	1
$\delta(\xi - \xi_0)$	$\exp(-2j\pi\xi_0\Xi)$
1	$\delta(\Xi)$
$\exp(+2j\pi\xi\Xi_0)$	$\delta(\Xi - \Xi_0)$
$\sin(2\pi\xi\Xi_0)$	$\frac{j}{2} [\delta(\Xi + \Xi_0) - \delta(\Xi - \Xi_0)]$
$\cos(2\pi\xi\Xi_0)$	$\frac{1}{2} [\delta(\Xi + \Xi_0) + \delta(\Xi - \Xi_0)]$
$\text{Sign}(\xi) = \begin{cases} 1 & \text{pour } \xi > 0 \\ 0 & \text{pour } \xi = 0 \\ -1 & \text{pour } \xi < 0 \end{cases}$	$\frac{1}{j\pi\Xi}$

$-\frac{1}{j\pi\xi}$	$\text{Sign}(\Xi) = \begin{cases} 1 \text{ pour } \Xi > 0 \\ 0 \text{ pour } \Xi = 0 \\ -1 \text{ pour } \Xi < 0 \end{cases}$
$\text{Step}(\xi) = \begin{cases} 1 \text{ pour } \xi > 0 \\ 0,5 \text{ pour } \xi = 0 \\ 0 \text{ pour } \xi < 0 \end{cases}$	$\frac{1}{2} \left[\delta(\Xi) + \frac{1}{j\pi\Xi} \right]$
$\frac{1}{2} \left[\delta(\xi) - \frac{1}{j\pi\xi} \right]$	$\text{Step}(\Xi) = \begin{cases} 1 \text{ pour } \Xi > 0 \\ 0,5 \text{ pour } \Xi = 0 \\ 0 \text{ pour } \Xi < 0 \end{cases}$
$\boldsymbol{\omega}_L(\xi) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(\xi - nL)$ $= \frac{1}{L} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \exp \left(j \frac{2\pi n \xi}{L} \right)$	$\frac{1}{L} \boldsymbol{\omega}_{\frac{1}{L}}(\Xi) = \frac{1}{L} \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(\Xi - \frac{n}{L})$ $= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} \exp(j2\pi n L \Xi)$
$\boldsymbol{\pi}_L(\xi) = \boldsymbol{\pi}\left(\frac{\xi}{L}\right) = \begin{cases} 1 \text{ si } \xi < \frac{L}{2} \\ 0 \text{ sinon} \end{cases}$	$L \frac{\sin \pi \Xi L}{\pi \Xi L} = LSinc(\pi \Xi L)$
$L \frac{\sin \pi \xi L}{\pi \xi L} = LSinc(\pi \xi L)$	$\boldsymbol{\pi}_L(\Xi) = \boldsymbol{\pi}\left(\frac{\Xi}{L}\right) = \begin{cases} 1 \text{ si } \Xi < \frac{L}{2} \\ 0 \text{ sinon} \end{cases}$
$\text{Sinc}^2(\xi)$	$\text{tri}(\Xi)$
$\text{tri}(\xi)$	$\text{Sinc}^2(\Xi)$
$\text{Gauss}\left(\frac{\xi}{L}\right) = \exp\left(-\pi \frac{\xi^2}{L^2}\right)$	$L\text{Gauss}(L\Xi) = L\exp(-\pi L^2 \Xi^2)$
$\cos(\pi \xi^2)$	$\cos\left(\pi \left(\Xi^2 - \frac{1}{4}\right)\right)$
$\sin(\pi \xi^2)$	$-\sin\left(\pi \left(\Xi^2 - \frac{1}{4}\right)\right)$

2- FONCTIONS DE DEUX VARIABLES

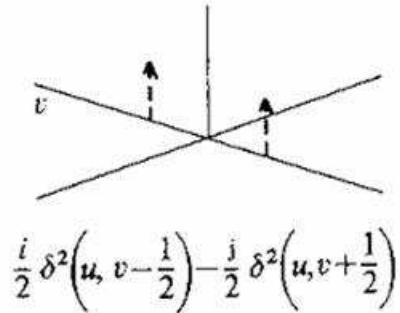
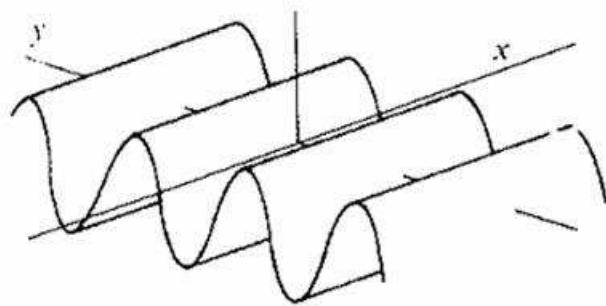
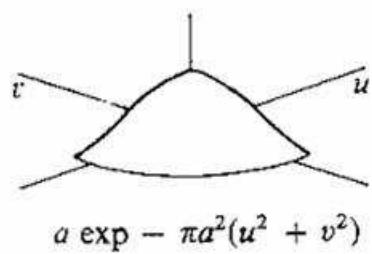
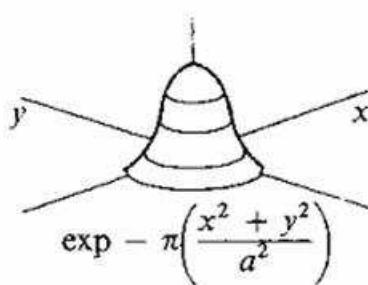
Ce tableau s'applique pour le cas de la diffraction, c'est-à-dire de l'espace (x,y) à l'espace des fréquences spatiales (u,v)

$f(\vec{\rho}) = \int_{-\infty}^{+\infty} F(\vec{r}) \exp(2j\pi \vec{r} \cdot \vec{\rho}) d^2 \vec{r}$ Avec $\vec{\rho}(u, v)$	$F(\vec{r}) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(\vec{\rho}) \exp(-2j\pi \vec{r} \cdot \vec{\rho}) d^2 \vec{\rho}$ Avec $\vec{r}(u, v)$
$f(u).g(v)$	$F(x).G(y)$ fonction à variables séparables
$\mathbf{1}(u).\mathbf{1}(v)$	$\delta(x, y)$
$\frac{\pi D^2}{4} \text{Somb}(\rho D) = \frac{\pi D^2}{4} \frac{2J_0(\pi \rho D)}{\pi \rho D}$	$\text{Circ}\left(\frac{r}{D}\right) = \begin{cases} 1 & \text{pour } r \leq \frac{D}{2} \\ 0 & \text{pour } r \geq \frac{D}{2} \end{cases}$
$r_0^2 \text{Gauss}(\rho r_0) = r_0^2 \exp(-\pi r_0^2 \rho^2)$	$\text{Gauss}\left(\frac{r}{r_0}\right) = \exp\left(-\pi \frac{r^2}{r_0^2}\right)$



$\text{III}(y) \delta(x)$

$\text{III}(v)$



$\sin \pi y$

Annexe 2 : Bibliographie

- LILIANE LEGER, *Cours d'optique géométrique et ondulatoire*, faculté d'Orsay, 1992
- B. SALEY ET M. TEICH, *Fundamentals of Photonics*, A wiley-interconnection publication, 1991
- I. ET M. JOINDOT , *Les télécommunications par fibres optiques*, Dunod, 1996
- J.-P. PEREZ, *Optique géométrique et ondulatoire*, Masson, 1994
- G.M. STEPHAN, *Cours d'optique de Fourier*, Université de Rennes, 1996