

# FORMULAIRE D'ELECTROMAGNETISME

1

\* équat<sup>o</sup> diff de conservation de la charge

$$\operatorname{div} \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$$

\* principe de moindre action (Maupeituis-Hamilton)  
lois variationnelles du mvt

$L \equiv L(x_1, x_2, \dots, x_n; \dot{x}_1, \dot{x}_2, \dots, \dot{x}_n; t)$  fonction de Hamilton-Lagrange

$$(t_1) M_1 \quad \dots \quad (t_2) M_2 (t_2)$$

$$\delta \int_{t_1}^{t_2} L dt = 0$$

\* distribution de charges

$$\rho = q \delta(\vec{r}) \quad \text{et} \quad \int_{\text{vol}} \rho d\tau = Q$$

\* équations de Maxwell

$$\begin{array}{ll} \operatorname{div} \vec{D} = \rho & \operatorname{div} \vec{B} = 0 \\ \operatorname{rot} \vec{H} = \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} + \vec{j} & \operatorname{rot} \vec{E} = - \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \end{array}$$

↑  
traduisent la conservat<sup>o</sup> de la charge électrique  
Equations électriques

↑  
conservation de la charge magnétique  
Equations magnétiques

\* équat<sup>o</sup> constitutives

$$\vec{B} = [\mu] \vec{H} \quad \vec{D} = [\epsilon] \vec{E}$$

\* non linéarité

$$\vec{B} = \mu(\vec{H}) \cdot \vec{H} \quad \vec{j} = [\sigma] \vec{E}$$

approximat<sup>o</sup> linéaire  $\mu(\vec{H}) = \mu_0 + a_1 H + a_2 H^2 + \dots$

\* potentiels électrostatiques

$$\begin{array}{l} \vec{E} = - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} - \operatorname{grad} V \\ \vec{B} = \operatorname{rot} \vec{A} \end{array}$$

\* conservation potentiels

Cond<sup>o</sup> de Jang de Lorentz

$$\operatorname{div} \vec{A} + \mu \epsilon \frac{\partial V}{\partial t} = 0$$

\* potentiel de HERTZ :  $\exists \vec{\pi}$

$$\begin{array}{l} V = \operatorname{div} \vec{\pi} \\ \vec{A} = - \frac{1}{c^2} \frac{\partial \vec{\pi}}{\partial t} \end{array}$$

\*  $\rho \xrightarrow{\text{cré}} V \quad \vec{j} \xrightarrow{\text{cré}} \vec{A}$

une source crée son potentiel, mais elle peut créer plusieurs types de champs.

Sources indépendantes  $\Rightarrow$  problèmes linéaires

\* principe d'incertitude d'Heisenberg

$$\Delta p \cdot \Delta x \geq \frac{h}{2}$$

$$p = \frac{h \nu}{c}$$

photon

\* pression de radiation

$$p = \frac{2 \mathcal{P}}{c}$$

$\mathcal{P}$ : puissance ray / unite surface et temps

\* impédance du vide

$$Z_0 = 377 \Omega$$

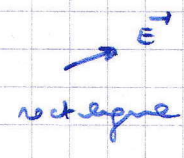
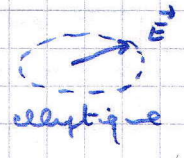
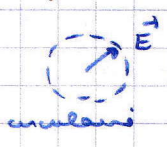
$$Z = \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$$

onde plane  $H = \frac{E}{Z}$

$$\epsilon_{\mu\nu} \epsilon^{\mu\nu} = 1$$

les ondes electromagnetiques sont transverses loin des sources

\* polarisation:



$$\vec{\mathcal{P}} = \vec{E} \wedge \vec{H}$$

$$\langle \vec{\mathcal{P}} \rangle = \text{Re} \left( \frac{1}{2} \vec{E} \wedge \vec{H}^* \right)$$

valeur moyenne du vecteur de Poynting

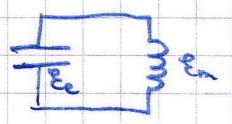
$$P_{\text{ray}} = \iint_{\Sigma} \vec{\mathcal{P}} \cdot d\vec{s}$$

$$P_{\text{moyenne}} = \iint_{\Sigma} \langle \vec{\mathcal{P}} \rangle \cdot d\vec{s}$$

puissance moyenne

$$\mathcal{E}_{EM} = \frac{1}{2} \epsilon E^2 + \frac{1}{2} \mu H^2$$

$$E = Z H$$



$$\mathcal{E}_c = \frac{1}{2} C V^2 ; \quad \mathcal{E}_m = \frac{1}{2} L I^2$$

\* Echelles : 1) statique  $\rightarrow \lambda \equiv \infty$  (magnet separé electrostatique)

2) electrodyn  $\rightarrow$  objet  $\ll \lambda$   ~~$\frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$~~ ,  $\frac{\partial}{\partial t}$  oui pas de propagation

3) resonant  $\rightarrow$  objet  $\sim \lambda \rightarrow$  résoudre equat° de Maxwell

4) optique physique  $\rightarrow$  objet  $\gg \lambda \rightarrow$  onde planes approximat° scalaires  $\vec{E} \propto \vec{H}$

5) - geometrique  $\rightarrow \lambda = 0$

\* conditions aux limites :

$$D_{1n} - D_{2n} = \rho_s$$

$$\vec{H}_{2T} - \vec{H}_{1T} = \vec{n}_{21} \wedge \vec{j}_s$$

$$E_{1T} - E_{2T} = 0$$

$$B_{1n} - B_{2n} = 0$$



conducteur

mur electrique

$$E_T = 0$$

- magnetique

$$H_T = 0$$

\* Identité de Poynting

$$\text{div}(\vec{E} \wedge \vec{H}) + \vec{j} \cdot \vec{E} + \vec{E} \cdot \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} + \vec{H} \cdot \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = 0$$

$$\frac{\partial W}{\partial t} = \vec{E} \cdot \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} + \vec{H} \cdot \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \rightarrow W = \mathcal{E}_{EM}$$

$\vec{j}$  est le courant de  $\mathcal{E}_{EM}$

$$\vec{j} = \sigma \vec{E} \quad (\vec{j} \cdot \vec{E} = \sigma E^2) \text{ puissance}$$

$$\vec{j} = \rho \vec{v} \quad (\vec{j} \cdot \vec{E} = \rho \vec{v} \cdot \vec{E}) \text{ energie cinétique}$$

$$\frac{\partial W}{\partial t} = - P_{\text{ray}} - P_{\text{matiere}}$$

$\rightarrow$  traduit que l'energie EM contenue ds un volume varie :

- par propagation
- par échange avec la matiere



\* équation de propagation : on a  $\vec{J} = \sigma \vec{E} + \vec{J}'$   
 Courant de conduction (perles jumelles) ← courant vraies

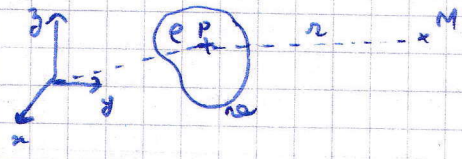
$$\Delta \vec{E} - \mu \sigma \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} - \mu \epsilon \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = -\mu \frac{\partial \vec{J}'}{\partial t} + \frac{\text{grad } \rho}{\epsilon}$$

$$\Delta \vec{H} - \mu \sigma \frac{\partial \vec{H}}{\partial t} - \mu \epsilon \frac{\partial^2 \vec{H}}{\partial t^2} = \text{rot } \vec{J}'$$

$$\Delta \vec{A} - \mu \epsilon \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = -\mu \vec{J}'$$

$$\Delta V - \mu \epsilon \frac{\partial^2 V}{\partial t^2} = -\frac{\rho}{\epsilon}$$

\* statique :  $V(M) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \frac{\rho(P)}{r} d\tau$   
 $\vec{A}(M) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int \frac{\vec{J}(P)}{r} d\tau$



\* dynamique :  $V(M) = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int \frac{\rho(P, t - \frac{r}{c})}{r} d\tau$   
 $\vec{A}(M) = \frac{\mu_0}{4\pi} \int \frac{\vec{J}(P, t - \frac{r}{c})}{r} d\tau$

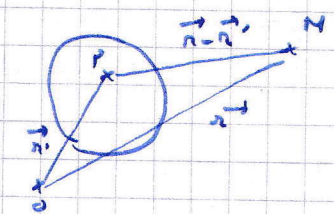
\* ondes harmoniques équation de Maxwell → linéaire  $\frac{\partial}{\partial t} \rightarrow i\omega$   
 $\vec{E} = \vec{E}_0 e^{i\omega t}$  et  $\vec{E} = \frac{\sigma}{\omega} = E' - iE''$   
 milieu dispersif →  $E(\omega)$   $n = \frac{c}{v}$   $\tilde{n} = \sqrt{\frac{\epsilon \mu}{\epsilon_0 \mu_0}}$

\* milieu sans pertes  $n = \sqrt{\epsilon_r}$  et  $\lambda = \frac{\lambda_0}{n}$   
 \* milieu à pertes  $\mu_r = 1 \Rightarrow n = \sqrt{\epsilon_r} (1 - \frac{i\sigma_r}{\omega \epsilon \epsilon_r})^{1/2}$

on a  $e^{-in k_0 z} = e^{-\alpha z} e^{-i\beta z}$  avec  $\alpha = \frac{\sigma Z_0}{2\sqrt{\epsilon_r}}$  coefficient d'absorption  
 on a  $k = n k_0$   $\tilde{n} = n - i\kappa$   $\kappa = \frac{\alpha}{k_0}$  indice d'absorption  
 $S = \sqrt{\frac{2}{\mu_0 \sigma \omega}} = \frac{1}{\sqrt{\pi \mu_0 \sigma f}}$  épaisseur de peau  
 tel que le champ est divisé par  $e^{-\alpha z}$  l'énergie  $e^{-2\alpha z}$

Longueur d'onde de transitivité  $\lambda_0 = \frac{2\pi \epsilon_r}{Z_0 \sigma}$   
 \*  $v_{ph} v_g = c^2$

\* rayonnement en  $E \propto \frac{1}{r}$   
 \* dynamique →  $\vec{A}(M) = \frac{\mu}{4\pi} \int \frac{\vec{J}(r')}{|\vec{r} - \vec{r}'|} e^{i\vec{k}(\vec{r} - \vec{r}') \cdot \vec{n}} d\tau$



rayonnement antenne  $\frac{1}{\omega \epsilon_0} = \frac{Z_0}{k}$  (à gde distance) →  $H_\varphi = \frac{I d}{4\pi} \left[ \frac{i k}{r} + \frac{1}{r^2} \right] \sin \theta e^{-i k r} e^{i \omega t}$   
 champ lointain (bis et devant) (proche de la source dipolaire)

\*  $E_\theta = \frac{Z_0 I d k^2}{4\pi} \left[ \frac{i}{k r} + \frac{1}{k^2 r^2} - \frac{i}{k^3 r^3} \right] \sin \theta e^{-i k r} e^{i \omega t}$   
 rayonal dipolaire électrostatique  $E_\theta = Z_0 H_\varphi$

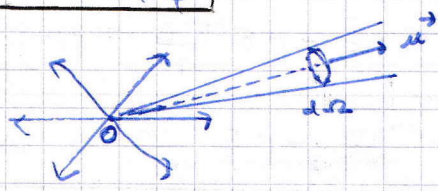
champ lointain → potentiels retardés (perte de mémoire de la source) champ proche → champ constant si source et y a

$$P = \frac{2\pi}{\lambda} Z_0 I^2 \left(\frac{d}{\lambda}\right)^2 \quad (d \ll \lambda)$$

$$Z_{00} = \frac{E_0}{H_0}$$

gain en dB  $\rightarrow$

$$g = 10 \log \left[ 4\pi \frac{P(\vec{u})}{P_0} \right]$$



plus l'objet est petit, moins il est directif, moins le gain est important

**guides**



$$\frac{\partial}{\partial z} = 0$$

$$\frac{\partial}{\partial z} \rightarrow -i\gamma$$

$\gamma \in \mathbb{R} \rightarrow$  onde progressive

$\gamma \in i\mathbb{R} \rightarrow$  onde evanescente

metal réel  $\leftarrow \gamma \in \mathbb{C} \rightarrow$  onde progressive amortie

$E_z$	$H_z$	nom	sigle
0	0	TEM	(onde plane)
0	$\neq 0$	TE	
$\neq 0$	0	TM	
$\neq 0$	$\neq 0$	hybride	EH, HE

Seules les TEM n'ont pas de  $\lambda_c$

TE  $E_{m,n}$  modes  $\leftarrow$  nbs quantiques entiers

$$\vec{E} = \vec{E}(x,y) e^{-i\gamma z} (e^{i\omega t}) ; \vec{H} = \vec{H}(x,y) e^{-i\gamma z} (e^{i\omega t})$$

equat° d' Helmholtz

$$\Delta \vec{E} + n^2 k_0^2 \vec{E} = 0 \quad \Delta \vec{H} + n^2 k_0^2 \vec{H} = 0$$

$$\Rightarrow \Delta \vec{E} + (n^2 k_0^2 - \gamma^2) \vec{E} = 0 \quad \Delta \vec{H} + (n^2 k_0^2 - \gamma^2) \vec{H} = 0$$

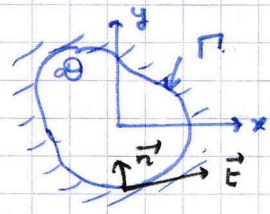
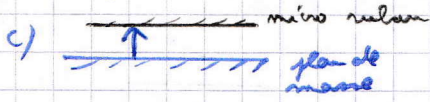
$$\vec{H}_T (n^2 k_0^2 - \gamma^2) = -i\gamma \text{grad} H_z - i\omega \epsilon \vec{e}_z \wedge \text{grad} E_z$$

$$\vec{E}_T (n^2 k_0^2 - \gamma^2) = -i\gamma \text{grad} E_z + i\omega \mu \vec{e}_z \wedge \text{grad} H_z$$

**TEM**  $\Rightarrow E_z = H_z = 0 \Rightarrow n^2 k_0^2 - \gamma^2 = 0 \Rightarrow \gamma = n k$   $\gamma$ : c° de propagat°

la propagat° d'une TEM est un cas quant-statique

ex: a) propagat° bifilaire (50Hz) circuits electriques ; b)  $\odot$  canal



sur la surface interieur (bord du domaine):

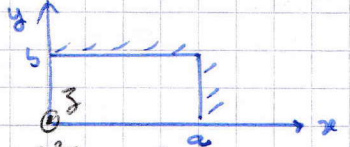
TM	Dirichlet	$E_z = 0$
TE	Neumann	$\frac{dH_z}{dn} = 0$

$E_z = 0$  sur  $\Gamma$  et  $\frac{dH_z}{dn} = 0$  sur  $\Gamma$

$$\vec{n} \cdot \text{grad} H_z = 0$$

TE, TM lin indep mais pour guide metalique  $\infty$  conducteurs

**guide rectangulaire**  $\rightarrow$  guide de puissance (faible puissance coaxial, ruban, ...)



on cherche  $E_z$  pour  $x \in [0, a], y \in [0, b]$

\* toute fonction bornée peut être rendue périodique et décomposable sur la base de Fourier ( $a_n \sin nx, \dots, a_n \sin nx, b_1 \cos x, \dots, b_n \cos nx$ )

on cherche  $E_z$  /  $E_z = E_0 \sin \frac{n\pi x}{a} \sin \frac{n\pi y}{b} e^{i(\omega t - \gamma z)}$

$$\frac{\partial^2}{\partial x^2} \rightarrow -m^2 \pi^2 / a \quad \text{et} \quad \frac{\partial^2}{\partial y^2} \rightarrow -n^2 \pi^2 / b$$

$f^{\text{th}}$  mail avec bornes  $\rightarrow$  solut<sup>o</sup> de Fourier  $\rightarrow$  terme en sinus (2)

équat<sup>o</sup> de propagat<sup>o</sup> : 
$$\sum_{n=0}^{\infty} \sum_{m=0}^{\infty} \sin \frac{n\pi x}{a} \sin \frac{m\pi y}{b} e^{i(\omega t - \gamma z)} = E_z$$

$\Rightarrow$  ds d'équat<sup>o</sup> de propagat<sup>o</sup>  $\sum \sum (\dots) = 0 \forall x, y \Rightarrow (\dots) = 0$

$\Rightarrow E_z = E_0 \sin \frac{m\pi x}{a} \sin \frac{n\pi y}{b}$

$\Rightarrow k^2 = \gamma^2 + \frac{m^2\pi^2}{a^2} + \frac{n^2\pi^2}{b^2}$

$\Rightarrow \frac{1}{\lambda_g^2} = \frac{1}{\lambda^2} - \frac{1}{\lambda_c^2}$

avec  $\frac{1}{\lambda_c^2} = \frac{m^2}{4a^2} + \frac{n^2}{4b^2}$

$k(r) = 0$   
équat<sup>o</sup> tautocourant

$\lambda_c$ , de coupure pour le mode  $TM_{mn}$  ou  $TE_{mn}$

$\bullet \lambda_c > \lambda$  mode propagatif (onde progressive) ;  $\bullet \lambda_c < \lambda$  mode évanescent

$\bullet$  mode fondamental  $\rightarrow$   $TM \rightarrow TM_{11}$  et  $TE \rightarrow TE_{10}$

$TM \rightarrow E_z \neq 0$   $E_z$  solut<sup>o</sup> de  $\frac{\partial^2 E_z}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 E_z}{\partial y^2} + (k^2 - \gamma^2) E_z = 0$

$k = \frac{2\pi}{\lambda}$ ,  $\gamma = \frac{2\pi}{\lambda_g}$

$\rightarrow$  idem pour  $TE$  ou  $H_z \neq 0$  et  $\left(\frac{\partial H_z}{\partial x}\right)_{x=0,a}$  et  $\left(\frac{\partial H_z}{\partial y}\right)_{y=0,b}$  m ou n  $\neq 0$

( $\lambda_g$  : longueur d'onde guidée)  $\Rightarrow TE_{mn} H_z = H_0 \cos \frac{m\pi x}{a} \cos \frac{n\pi y}{b}$

$\bullet$  guide métallique cylindrique ( $\vec{\psi} = \vec{E}$  ou  $\vec{H}$ )

$\Delta \vec{\psi} + \omega \mu \epsilon \vec{\psi} = \vec{0}$  avec  $k^2 = \omega \mu \epsilon$

$E_z(x,y) \rightarrow E_z(r,\varphi)$

on cherche la solut<sup>o</sup> de  $\psi_z \rightarrow \Delta \psi_z + (k^2 - \gamma^2) \psi_z = 0$   $k^2 = k^2 - \gamma^2$

$\psi \propto e^{i(\omega t - \gamma z)}$   $\rightarrow$  on résout  $\rightarrow$  équat<sup>o</sup> de Bessel

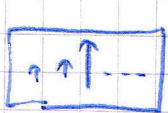
$\rightarrow CL \rightarrow TM J_m(\chi a) = 0$  ;  $TE J'_m(\chi a) = 0$  pour  $r = a$  (x =  $\chi a$ )

$TE \rightarrow \chi a = \xi_{m,n}$  on  $\gamma^2 = k^2 - \chi^2 \rightarrow \frac{1}{\lambda_g^2} = \frac{1}{\lambda^2} - \frac{1}{\lambda_c^2}$

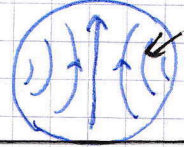
$\Rightarrow \lambda_c = \frac{2\pi a}{\xi_{m,n}}$

idem pour  $TM$   $\lambda_c = \frac{2\pi a}{\eta_{m,n}}$

le mode fondamental est celui qui a la plus petite  $\lambda_c$



deformet<sup>o</sup> topologique



ligne de champ

$\begin{cases} TM : E_z = E_0 \frac{J_m(\chi r)}{J_m(\chi a)} \cos m\varphi e^{i(\omega t - \gamma z)} \\ TE : H_z = H_0 \frac{J'_m(\chi r)}{J'_m(\chi a)} \sin m\varphi e^{i(\omega t - \gamma z)} \end{cases}$

$\rightarrow$  notV en cylindrique (r,  $\varphi$ , z)  
 $\frac{1}{r} \frac{\partial V}{\partial r} - \frac{\partial^2 V}{\partial r^2} - \frac{\partial^2 V}{\partial \varphi^2} - \frac{\partial^2 V}{\partial z^2}$   
 $\frac{\partial V}{\partial r} - \frac{\partial V}{\partial r} - \frac{\partial V}{\partial r}$  (fautes)

\* carité métallique } domaine borné compact et fermé  
parois  $\infty$  conductrices  
c'est la généralisat<sup>o</sup> de circuits R, L, C

$\rightarrow$  modes  $TE_{mnp}$   $TM_{mnp}$



$\Delta F$  en coordonnées cylindriques :  $\Delta F = \frac{1}{r} \frac{\partial}{\partial r} (r \frac{\partial F}{\partial r}) + \frac{1}{r^2} \frac{\partial^2 F}{\partial \varphi^2} + \frac{\partial^2 F}{\partial z^2}$  ;  $\vec{\nabla} F = \frac{\partial F}{\partial r} \vec{e}_r + \frac{1}{r} \frac{\partial F}{\partial \varphi} \vec{e}_\varphi + \frac{\partial F}{\partial z} \vec{e}_z$  \*

Cavité



il faut que  $l = \frac{p \lambda}{2}$

il y a des ondes stationnaires

$k^2 = k_x^2 + k_y^2$

on a  $\frac{4\pi^2}{\lambda^2} = \frac{p^2 \pi^2}{a^2} + \frac{m^2 \pi^2}{a^2} + \frac{n^2 \pi^2}{b^2} = \frac{p^2 \pi^2}{l^2} + \frac{m^2 \pi^2}{a^2} + \frac{n^2 \pi^2}{b^2}$  modes

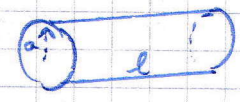
Cavités

les cavités sont en général cyl

$\frac{4\pi^2}{\lambda^2} = \frac{p^2 \pi^2}{l^2} + \frac{\gamma_{mn}^2}{a^2} \leftarrow TE_{mnp}$

$\frac{4\pi^2}{\lambda^2} = \frac{p^2 \pi^2}{l^2} + \frac{\eta_{mn}}{a^2} \leftarrow TM_{mnp}$

les cavités sont utilisées comme ondes-mètres (on donne l  $\rightarrow$  determine  $\lambda$ )



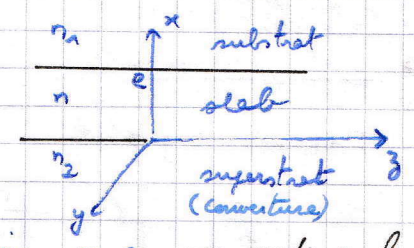
guide diélectrique

on a de fortes chances de ne pas avoir de TEM

$\rightarrow$  fibre optique



guide planaire stratifié



$\frac{\partial}{\partial z} \rightarrow -i\gamma$   $\frac{\partial}{\partial y} \rightarrow 0$   $\frac{\partial}{\partial t} \rightarrow i\omega$

condit° de propagat°

$n > \frac{\gamma}{k} > \max(n_1, n_2)$

sinon on a un mode à fuite

on doit avoir croissance des champs de  $n_1$  et  $n_2$

Les équations sans dispersion sont des équations transcendentes (on résout°) chaque solut°  $\rightarrow$  modes

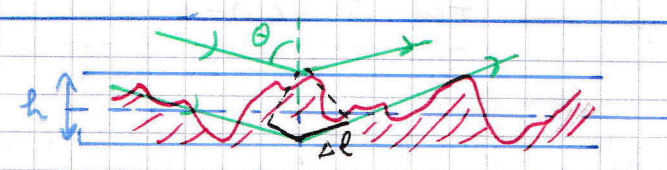
2° C.L (mode TE)  $\rightarrow \tan kRE = \frac{n_1(n_1 + n_2)}{k^2 - n_1 n_2}$

$\gamma = \sqrt{n^2 - \frac{\gamma^2}{k^2}} \in \mathbb{R}$

$\gamma_2 = \sqrt{\frac{\gamma^2}{k^2} - n_2^2} \in (i\mathbb{R})$

$\Rightarrow \frac{2\pi e}{\lambda} = \frac{1}{\sqrt{n^2 - \gamma^2}} \left[ \arctan \sqrt{\frac{\gamma^2 - n_1^2}{n^2 - \gamma^2}} + \arctan \sqrt{\frac{\gamma^2 - n_2^2}{n^2 - \gamma^2} + m\pi} \right]$

Propagat° Terrestre



$\delta = 2\Delta l = 2h \cos \theta$

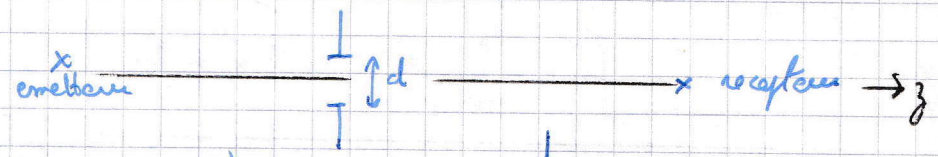
$\Rightarrow \Delta \varphi = \frac{2\pi}{\lambda} \delta = \frac{4\pi h \cos \theta}{\lambda}$

$\Delta \varphi < \frac{\pi}{2} \rightarrow$  superposé constructive

$\Rightarrow h \leq \frac{\lambda}{8} \cos \theta$

soit si  $h \leq \frac{\lambda}{10} \rightarrow$  on ne voit pas l'irrégularité

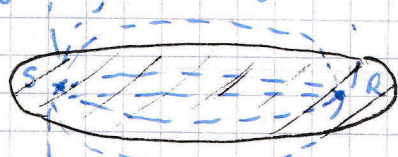
diffract° par un écran



$\Delta \varphi = n\pi \Rightarrow \Delta r = \frac{n\lambda}{2}$  soit  $r_n = (z + \frac{n\lambda}{2})$

$r_n^2 = \delta_n^2 + z^2 \Rightarrow \delta_n = \sqrt{(z + \frac{n\lambda}{2})^2 - z^2} \sim \sqrt{n\lambda z}$

$z \gg \lambda \rightarrow d = \sqrt{n\lambda z}$



zones de Fresnel ellipse de foyer (S, R)

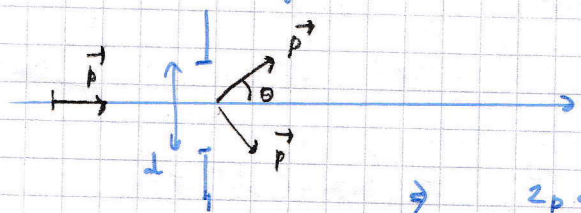
les trajets aux  $\sim$  de la ligne droite sont cohérents et constituent les zones de Fresnel [les autres se détruisent en R]

Aspect quantique

$\Delta p \Delta x \geq h$

$p = \frac{h\nu}{c} = \frac{h}{\lambda}$

$h = 6,63 \cdot 10^{-34} \text{ J.s}$



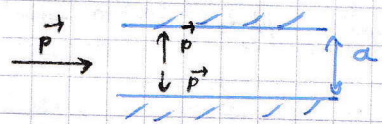
$\Delta p = 2p \sin \theta$        $\Delta x = d$

$\Rightarrow 2p d \sin \theta \geq h$  soit  $2 \frac{h}{\lambda} \sin \theta d \geq h$

$\Rightarrow 2d \sin \theta \geq \lambda$  formule de Bragg       $\theta$  petit  $\Rightarrow \theta \geq \frac{\lambda}{2d}$

ouverture du faisceau  $\psi = 2\theta$   $\Rightarrow \boxed{\psi \geq \frac{\lambda}{d}}$  il faut une antenne d'au moins  $d(m)$  pour avoir une directivité de  $(\psi^\circ)$

guide :

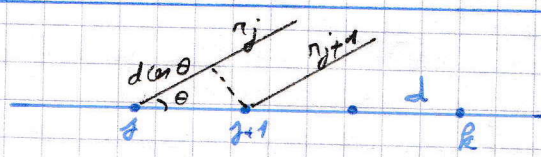


si  $\Delta p > 2p$  l'onde ne peut se propager car  $a$  est comprise

soit  $\Delta p \Delta x > 2p \Delta x \geq h \Leftrightarrow 2 \frac{h}{\lambda} a \geq h$

$\Rightarrow \boxed{\lambda \leq 2a} \rightarrow \text{propagation}$

Antennes à réseau



$r_j - r_{j+1} = d \cos \theta$

$E_j = E_0 e^{-ikr_j}$   
 $E_{j+1} = E_0 e^{i\varphi} e^{-ikr_{j+1}}$

$\Rightarrow E_{j+1} = E_j e^{i(\varphi + kd \cos \theta)}$

lorsque  $\varphi + kd \cos \theta = 2n\pi$  les dipôles  $j, j+1$  sont en phase

$\Rightarrow$  il faut que  $\cos \theta = (n - \frac{\varphi}{2\pi}) \frac{\lambda}{d}$

équation de propagation d'Helmholtz  $\rightarrow \mathcal{L}(\psi) = 0$        $\mathcal{L} = (\Delta + k^2)$

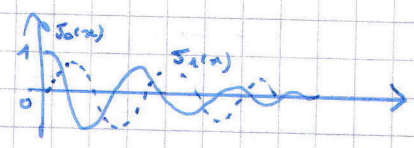
$(\Rightarrow) M\psi = 0 \Leftrightarrow \det M = 0$  on aura  $f(k, r) = 0$

équation avec dispersion, c'est une équation  $f(k, r)$   $f$  transcendante possède une  $\infty$  de solutions  $\rightarrow$  chaque solution  $\rightarrow$  mode chaque mode est une solution propre du problème (vp de l'opérateur  $\mathcal{L} + i\delta E$ )

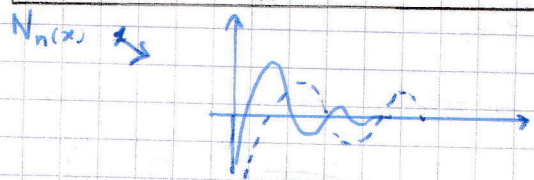
- $\text{rot}(\lambda \vec{E}) = \lambda \text{rot} \vec{E} + \text{grad} \lambda \wedge \vec{E}$
  - $\text{div}(\vec{E} \wedge \vec{H}) = \vec{H} \cdot \text{rot} \vec{E} - \vec{E} \cdot \text{rot} \vec{H}$
  - $\vec{a} \cdot (\vec{c} \wedge \vec{a}) = (\vec{a} \cdot \vec{c}) \vec{a} - (\vec{a} \cdot \vec{a}) \vec{c}$
  - $\text{div}(m \vec{E}) = m \text{div} \vec{E} + \vec{E} \cdot \text{grad} m$
  - $\text{rot rot} = \text{grad div} - \Delta$
  - $\text{div grad} = \Delta$
- $\text{div}(\text{rot}) = 0$   
 $\text{rot}(\text{grad}) = \vec{0}$

$\frac{d^2 y}{dx^2} + \frac{1}{x} \frac{dy}{dx} + (1 - \frac{\nu^2}{x^2}) y = 0$        $\nu > 0$       Bessel

$J_\nu(x) = \left(\frac{x}{2}\right)^\nu \sum_{k=0}^{+\infty} \frac{(-1)^k}{k! (\nu+k)!} \left(\frac{x}{2}\right)^{2k}$



$J_0(0) = 1$   
 $J_m(0) = 0 \quad m \neq 0$



$H_\nu^{(1)}(x) = J_\nu(x) + i N_\nu(x)$   
 $H_\nu^{(2)}(x) = J_\nu(x) - i N_\nu(x)$

$H_\nu^{(1)}(x) = \sqrt{\frac{2}{\pi x}} e^{-i\phi_\nu} [P_\nu(x) + i Q_\nu(x)]$

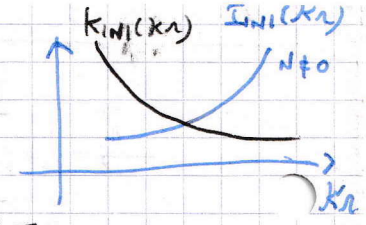
$H_{\nu+1}^{(1)}(ix) \sim \frac{e^{-kx}}{(ix)^{\nu+1/2}}$        $x \rightarrow \infty$

$\Gamma(x+1) = x \Gamma(x)$

fact gamma:  $\Gamma(n+1) = n!$   
 new

équation Bessel modifiée  $\frac{d^2 y}{dx^2} + \frac{1}{x} \frac{dy}{dx} - (1 + \frac{\nu^2}{x^2}) y = 0$

$H_{(N)}(i'x) = \frac{2}{\pi} i^{(N-1)} (-1)^N K_{(N)}(x)$



$\lim_{x \rightarrow \infty} \frac{J_m(x)}{N_m(x)} = 0$   
 $\begin{cases} \frac{dJ_m(x)}{dx} = -\frac{m}{x} J_m(x) + J_{m-1}(x) \\ J_{m+1}(x) + J_{m-1}(x) = \frac{2m}{x} J_m(x) \end{cases}$

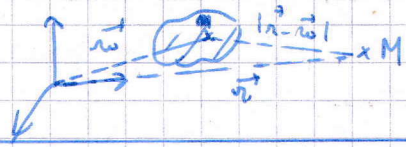
$J_{-m}(x) = (-1)^m J_m(x)$

cartésien	cylindrique	stationnaire
$y = A \cos x + B \sin x$	$y = A J_m(x) + B N_m(x)$	
$y = A e^{ix} + B e^{-ix}$	$y = A H_m^+(x) + B H_m^-(x)$	propagative
$y = A \cosh x + B \sinh x$	$y = A I_m(x) + B K_m(x)$	évanescent

$J_m(x) = -\frac{1}{\pi} \int_0^\pi \cos(x \cos \varphi - m \varphi) d\varphi$

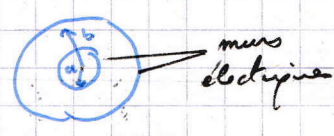
$N_m(x) = \frac{\cos(\pi m) J_m(x) - J_{-m}(x)}{\sin(\pi m)}$

$\Delta \vec{A} + k^2 \vec{A} = -\mu \delta(\vec{r} - \vec{r}_0) \vec{j}(\vec{r}_0) \Rightarrow \vec{A}(\vec{r}) = \psi * \vec{j}(\vec{r}_0)$   
 $\Delta V + k^2 V = -\frac{1}{\epsilon} \rho(\vec{r}_0) \Rightarrow V(\vec{r}) = \psi * \rho(\vec{r}_0)$



$\psi * g(x) = \int_{\mathbb{R}} f(u) g(x-u) du$

guide coaxial



le coaxial possède un mode TEM  
 mode TEM n'a pas de dc

$\Rightarrow H_T^2 (n^2 k_0^2 - \gamma^2) = 0$  et  $E_T^2 (n^2 k_0^2 - \gamma^2) = 0 \Rightarrow (\text{car } \vec{E}_T \neq \vec{0} \text{ et } \vec{H}_T \neq \vec{0})$   
 $\Rightarrow \gamma^2 = n^2 k_0^2$  on suppose  $\gamma = 0 \Rightarrow \boxed{\gamma = n k_0} \quad v_g = c$

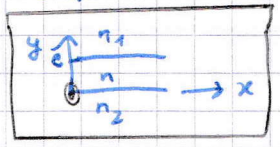
La propagation d'une onde TEM est un cas quasi-statique

guides diélectriques planaires

$\frac{d^2 f_z}{dy^2} + (n^2 k^2 - \gamma^2) f_z = 0$  on cherche  $f$  de la forme  $e^{\psi y}$

$\Rightarrow \psi^2 = \gamma^2 - n^2 k^2 \rightarrow$  on pose  $\psi^2 = -k^2 r^2 \Rightarrow \propto A e^{\pm i k r y}$   
 $\rightarrow -k^2 r^2 = \gamma^2 - n^2 k^2 \Rightarrow \left( r^2 = n^2 - \frac{\gamma^2}{k^2} \right) \begin{cases} r^2 > 0 & \text{propagatif} \\ r^2 < 0 & \text{évanescent} \end{cases}$

CL: TE  $E_z, H_x \propto e^{\gamma x + i k y}$  / TM  $H_z, E_x \propto e^{\gamma x + i k y}$



il faut que  $n_1^2 < 0, n_2^2 < 0, n^2 > 0$

passage de TE  $\rightarrow$  TM  $\begin{cases} E_z \rightarrow H_z \\ x \rightarrow -\frac{y}{2} \end{cases} \quad \frac{1}{Z_0} \rightarrow -\frac{Z_0}{n}$

$\begin{cases} n_1: E_z = A_1 e^{-k_{z1} y} \\ n: E_z = A \cos k_y y + B \sin k_y y \\ n_2: E_z = A_2 e^{k_{z2} y} \end{cases}$   
 $[E_z] = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ n & -n \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e^{-i k_y y} & 0 \\ 0 & e^{i k_y y} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} A \\ 0 \end{bmatrix}$

guide sym:  $\forall f \in \mathcal{F} \quad f(y) = f^{\text{pair}}(y) + f^{\text{impair}}(y)$

$\psi_z = A \cos k_y y$  (pair)  
 $A \sin k_y y$  (impair)  
 $\begin{matrix} 1 & A e^{-k_y y} \\ n & A \cos k_y y \\ 1 & A_2 e^{k_y y} \end{matrix} \quad C^0 \Rightarrow \begin{cases} \text{impair} \tan \frac{k_{z1} a}{2} = \frac{n_0}{n} \\ \text{pair} \tan \frac{k_{z1} a}{2} = -\frac{n}{n_0} \end{cases} \quad \left( \frac{TE}{TM} \right)$   
 $(TM) \rightarrow \tan \frac{k_{z1} a}{2} = n \frac{n_0}{\pi}$   
 $- = \frac{\pi}{n n_0}$