

## EPREUVE D'ELECTROMAGNETISME

Doctorat LMD : Composants, Signaux et Systèmes

Durée : 2 heures

### Exercice 1 (8 points):

Une onde plane, dont on prendra l'amplitude pour unité, tombe, sous incidence normale, sur une surface plane S qui sépare deux milieux (1) et (2) de perméabilités magnétiques identiques et égales à celle du vide  $\mu_0$  et de permittivités respectives

$\epsilon_1 = \epsilon_0 \epsilon_{r1}$  et  $\epsilon_2 = \epsilon_0 \epsilon_{r2}$  ,  $\epsilon_0$  est la permittivité du vide

- 1) Rappeler les caractéristiques d'une onde plane
- 2) En écrivant les équations de continuité à l'interface séparant les deux milieux (1) et (2) cités précédemment, établir les formules donnant l'amplitude transmise t et l'amplitude réfléchie r du champ électrique.

Application numérique :  $\epsilon_{r1} = 1$  et  $\epsilon_{r2} = 2.25$

### Exercice N°2 (12 points):

Soit a et b ( $a > b$ ) les dimensions internes de la section droite d'un guide d'ondes rectangulaire rempli d'un diélectrique de permittivité relative  $\epsilon_r = \epsilon/\epsilon_0$ .

On rappelle que les composantes longitudinales  $E_z$  et  $H_z$  des champs électrique et magnétique vérifient les relations :

$$E_z = e_z(x,y) e^{\mp j\beta z} , \quad H_z = h_z(x,y) e^{\mp j\beta z}$$

Le signe (-) correspond à l'onde progressive se propageant selon  $z > 0$  et le signe (+) pour l'onde se propageant dans le sens contraire.

$$\frac{\partial^2 e_z(x,y)}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 e_z(x,y)}{\partial y^2} + (k^2 - \beta^2) e_z(x,y) = 0$$

$$\frac{\partial^2 h_z(x,y)}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 h_z(x,y)}{\partial y^2} + (k^2 - \beta^2) h_z(x,y) = 0$$

$k^2 = \omega^2 \mu_0 \epsilon$  et  $\beta$  est la constante de propagation. On pose  $k_c^2 = k^2 - \beta^2$

Les composantes transversales sont trouvées à partir des composantes longitudinales à l'aide des relations suivantes :

$$E_x = \frac{1}{k_c^2} \frac{\partial^2 E_z}{\partial z \partial x} - \frac{j\omega\mu}{k_c^2} \frac{\partial H_z}{\partial y}$$

$$E_y = \frac{1}{k_c^2} \frac{\partial^2 E_z}{\partial z \partial y} + \frac{j\omega\mu}{k_c^2} \frac{\partial H_z}{\partial x}$$

$$H_x = \frac{j\omega\epsilon}{k_c^2} \frac{\partial E_z}{\partial y} + \frac{1}{k_c^2} \frac{\partial^2 H_z}{\partial z \partial x}$$

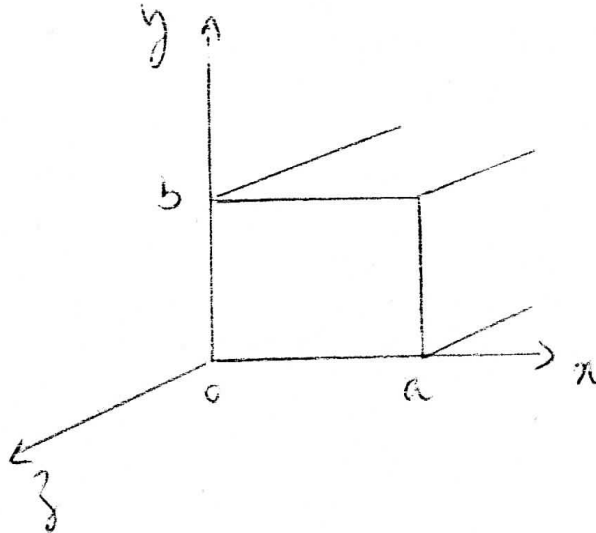
$$H_y = -\frac{j\omega\epsilon}{k_c^2} \frac{\partial E_z}{\partial x} + \frac{1}{k_c^2} \frac{\partial^2 H_z}{\partial z \partial y}$$

Montrer que pour les modes TE,  $k_c^2 = \left(\frac{n\pi}{a}\right)^2 + \left(\frac{m\pi}{b}\right)^2$  avec  $n = 1, 2, \dots$  et  $m = 1, 2, \dots$

Donner les expressions de la longueur d'onde de coupure  $\lambda_c$  et de la fréquence de coupure  $f_c$

Calculer le domaine fréquentiel d'utilisation de ce guide en monomode si

$a = 2b = 25 \text{ mm}$  et  $\epsilon_r = 1$ .



# ELECTROMAGNÉTISME

## Exercice N° 1

A) Caractéristiques d'une onde plane:

Les champs électrique  $\vec{E}$  et magnétique  $\vec{H}$  sont de la forme:

$$\vec{E} = \vec{E}_0 e^{j\vec{k}\vec{r}} \quad 0,25$$

$$\vec{H} = \vec{H}_0 e^{-j\vec{k}\vec{r}} \quad 0,25$$

$$\vec{k} = k \vec{n} \quad \text{vecteur d'onde}$$

$$\vec{n} = \frac{\vec{r}}{r} \quad \text{vecteur unitaire indiquant la direction de propagation}$$

$$\vec{r} = \vec{O}M : \text{ position où l'on calcule le champ}$$

$$k = \omega \sqrt{\epsilon \mu}$$

$E_0$  et  $H_0$  amplitude des champs  $\vec{E}$  et  $\vec{H}$   
 Pour une onde plane ceux sont des constantes  
 indépendantes de la position  $r$  0,5

$$\text{div } \vec{E} = 0 \Rightarrow \left. \begin{aligned} \vec{\nabla} \cdot \vec{E} &= 0 \\ \vec{\nabla} \cdot \vec{E} &= -j\vec{k} \cdot \vec{E} \end{aligned} \right\} \vec{E} \perp \vec{k} \quad 0,5$$

$\vec{E}$  perpendiculaire à la direction de propagation

$$\text{rot } \vec{E} = \vec{\nabla} \wedge \vec{E} = -j\omega \mu_0 \vec{H}$$

$$\Rightarrow \vec{H} = -\frac{1}{j\omega \mu_0} \vec{\nabla} \wedge \vec{E}_0 e^{-j\vec{k}\vec{r}} \quad \Rightarrow$$

$$\vec{H} = \gamma \vec{n} \wedge \vec{E} \quad \text{avec } \gamma = \sqrt{\frac{\epsilon}{\mu}} \quad 0,25$$

~~$\vec{H} = \gamma \vec{n} \wedge \vec{E}$  avec  $\gamma = \sqrt{\frac{\epsilon}{\mu}}$  admittance d'onde~~

$\vec{H}$  est perpendiculaire à  $\vec{E}$  et  $\vec{k}$  0,5

$\vec{E}$ ,  $\vec{H}$  et  $\vec{k}$  forment un trièdre direct

# ELECTROMAGNETIQUE

## Exercice N° 1 (suite)

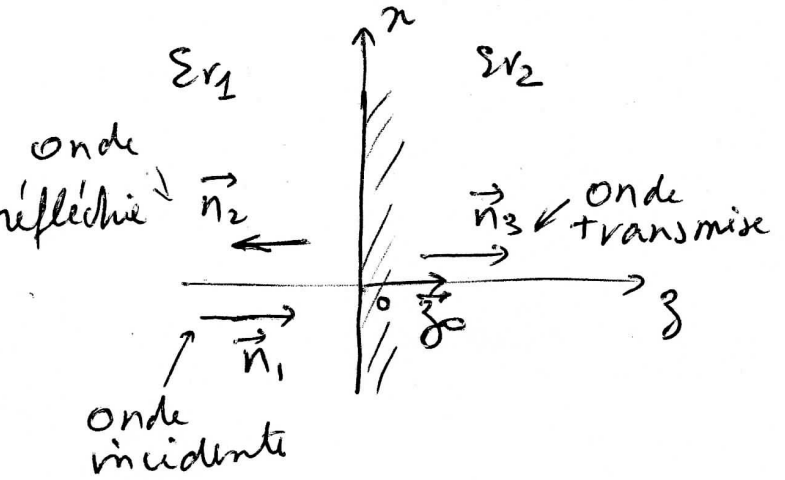
2)

onde incidente

$$\vec{E}_i = \vec{E}_1 e^{-jk_1 \vec{n}_1 \cdot \vec{r}} \quad (1)$$

$$\vec{H}_i = Y_1 \vec{n}_1 \wedge \vec{E}_i \quad 0,25$$

$$Y_1 = \sqrt{\frac{\epsilon_0 \epsilon_{r1}}{\mu_0}} = \sqrt{\epsilon_{r1}} Y_0 \quad (2) \quad 0,25$$



$$k_1 = \omega \sqrt{\epsilon_0 \mu_0 \epsilon_{r1}} = k_0 \sqrt{\epsilon_{r1}} \quad (3)$$

onde réfléchi

$$\vec{E}_r = \vec{E}_2 e^{-jk_1 \vec{n}_2 \cdot \vec{r}}$$

$$\vec{H}_r = Y_1 \vec{n}_2 \wedge \vec{E}_r \quad (4) \quad 0,25$$

onde Transmise

$$\vec{E}_t = \vec{E}_3 e^{-jk_2 \vec{n}_3 \cdot \vec{r}} \quad (5) \quad 0,25$$

$$\vec{H}_t = Y_2 \vec{n}_3 \wedge \vec{E}_t$$

$$k_2 = \omega \sqrt{\mu_0 \epsilon_0 \epsilon_{r2}} = k_0 \sqrt{\epsilon_{r2}} \quad , \quad Y_2 = \sqrt{\frac{\epsilon_0 \epsilon_{r2}}{\mu_0}} = Y_0 \sqrt{\epsilon_{r2}} \quad (7) \quad 0,25$$

Ondes sans incidence normale  $\Rightarrow \vec{n}_1 = \vec{z}_0, \vec{n}_2 = -\vec{z}_0, \vec{n}_3 = \vec{z}_0$  0,25

si  $\vec{E}_i$  selon  $x$ ,  $\vec{E}_r$  et  $\vec{E}_t$  selon  $x$

équation (1)  $\Rightarrow \vec{H}_i$  selon  $y$  0,25

" (2)  $\Rightarrow \vec{H}_r$  selon  $-y$  0,25

" (5)  $\Rightarrow \vec{H}_t$  selon  $y$  0,25

\* continuité de la composante tangentielle de  $\vec{E}$  en  $z=0$  0,25

$$\Rightarrow E_1 + E_2 = E_3 \quad 0,5$$

\* continuité de la composante tangentielle de  $\vec{H}$  en  $z=0$  0,25

$$\gamma_1 (E_1 - E_2) = \gamma_2 E_3 \quad 0,5$$

$$t = \frac{E_3}{E_1} = \frac{2\gamma_1}{\gamma_1 + \gamma_2} = \frac{2\sqrt{\epsilon_{r1}}}{\sqrt{\epsilon_{r1}} + \sqrt{\epsilon_{r2}}} \quad 0,5$$

$$r = \frac{E_2}{E_1} = \frac{\gamma_1 - \gamma_2}{\gamma_1 + \gamma_2} = \frac{\sqrt{\epsilon_{r1}} - \sqrt{\epsilon_{r2}}}{\sqrt{\epsilon_{r1}} + \sqrt{\epsilon_{r2}}} \quad 0,5$$

A.N  $\epsilon_{r1} = 1$  ,  $\epsilon_{r2} = 2,25$

$$t = \frac{2}{1 + \sqrt{2,25}} = 0,8 \quad 0,25$$

$$r = - \frac{\sqrt{2,25} - 1}{\sqrt{2,25} + 1} = -0,2 \quad 0,25$$

# ELECTRONA GNETISNE

## Exercice No 2

1) onde TE  $\Rightarrow E_z = 0$  0,5

$$\Rightarrow \frac{\partial^2 h_z}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 h_z}{\partial y^2} + k_c^2 h_z = 0$$

$$k_c^2 = k^2 - \beta^2 = \omega^2 \epsilon \mu - \beta^2$$

Méthode de séparation des variables

$$h_z(x, y) = f(x) \cdot g(y) \quad 0,5$$

$$\Rightarrow g \frac{\partial^2 f}{\partial x^2} + f \frac{\partial^2 g}{\partial y^2} + k_c^2 f \cdot g = 0$$

en divisant par  $f \cdot g \Rightarrow$

$$\frac{1}{f} \frac{\partial^2 f}{\partial x^2} + \frac{1}{g} \frac{\partial^2 g}{\partial y^2} + k_c^2 = 0$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \frac{\partial^2 f}{\partial x^2} + k_x^2 f = 0 & 0,5 \\ \frac{\partial^2 g}{\partial y^2} + k_y^2 g = 0 & 0,5 \end{cases}$$

et  $k_c^2 = k_x^2 + k_y^2$  0,5

$\Rightarrow$  solutions:  $f = A_1 \cos k_x x + A_2 \sin k_x x$  0,5  
 $g = B_1 \cos k_y y + B_2 \sin k_y y$  0,5

## Conditions aux limites

Les composantes tangentes du champ électrique sur les parois du guide sont nulles 0,5

$$\begin{cases} \text{pour } x=0 \text{ et } x=a, E_y=0 \Rightarrow \frac{\partial h_z}{\partial x} = 0 \Rightarrow \frac{\partial f}{\partial x} = 0 & 1 \\ \text{pour } y=0 \text{ et } y=b, E_x=0 \Rightarrow \frac{\partial h_z}{\partial y} = 0 \Rightarrow \frac{\partial g}{\partial y} = 0 & 1 \end{cases}$$

$$\frac{\partial f}{\partial x} = -A_1 k_x \sin k_x x + A_2 k_x \cos k_x x \quad 0,25$$

$$\frac{\partial f}{\partial x} = 0 \quad \text{pour } x=0 \Rightarrow A_2 = 0 \quad 0,25$$

$$\text{pour } x=a \Rightarrow k_x = \frac{n\pi}{a} \quad \text{avec } n=0,1,2, \dots \quad 0,5$$

$$\frac{\partial g}{\partial y} = -B_1 k_y \sin k_y y + B_2 k_y \cos k_y y \quad 0,25$$

$$\frac{\partial g}{\partial y} = 0 \quad \text{pour } y=0 \text{ et } y=b \Rightarrow B_2 = 0 \quad \text{et } 0,25$$

$$0,5 \quad k_y = \frac{m\pi}{b} \quad \text{avec } m=0,1,2, \dots$$

si  $A, B_1 = A_{nm}$  la solution est

$$h_z(x, y) = A_{nm} \cos \frac{n\pi}{a} x \cos \frac{m\pi}{b} y$$

$$k_c^2 = k_x^2 + k_y^2 \Rightarrow k_c = \sqrt{\left(\frac{n\pi}{a}\right)^2 + \left(\frac{m\pi}{b}\right)^2}$$

2) nous avons  $\beta^2 = k^2 - k_c^2$

les ondes se propagent si  $k^2 > k_c^2 \quad 0,5$

$k_c$  = nombre d'onde de coupure

la longueur d'onde de coupure  $\lambda_c = \frac{2\pi}{k_c}$

pour le mode  $TE_{nm}$

$$\lambda_{c_{nm}} = \frac{2}{\sqrt{\left(\frac{n}{a}\right)^2 + \left(\frac{m}{b}\right)^2}} \quad (1)$$

la fréquence de coupure  $f_c = \frac{v}{\lambda_c} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_r} \lambda_c} \quad 1$

$c$ : vitesse de la lumière =  $3 \cdot 10^8$  m/s

3) le mode fondamental est le mode  $TE_{10} \quad 0,5$

il se propage seul de  $f_{c10}$  à  $f_{c20}$

$$\epsilon_r = 1 \Rightarrow f_{c10} = \frac{c}{\lambda_{c10}} = \frac{c}{2a} = 6 \text{ GHz} \quad 1$$

$$f_{c20} = \frac{c}{\lambda_{c20}} = f_{c_{m1}} = \frac{c}{\lambda_c} = \frac{c}{a} = \frac{c}{2b} = 12 \text{ GHz}$$