

Matière : Radiocommunication  
Spécialité : Systèmes des Télécommunications  
Année : Master 1  
Année Universitaire : 2020/2021



### Solutions TD N°1

#### Exercice 1 :

Une onde électromagnétique plane se propage dans un milieu diélectrique parfait sans charges. En utilisant les équations de Maxwell, montrer que :

- 1/- Le champ électrique et magnétique sont perpendiculaires.
- 2/- Le champ électrique et magnétique appartiennent au plan d'onde.
- 3/- Le vecteur  $\mathbf{R}=\mathbf{E}\times\mathbf{H}$ , possède une seule composante dans la direction de propagation.

Pour les cas suivants : a)- Propagation suivant X ; b)- Propagation suivant Y ; c)- Propagation suivant Z

#### Solution

1/- Le champ électrique et magnétique sont perpendiculaires :

Il faut montrer que le produit scalaire entre le champ électrique E et le champ magnétique H égale à zéro.

Pour cela, nous allons utiliser les équations de Maxwell.

$$\text{Rot}\vec{E} = -\mu \frac{d\vec{H}}{dt} \Leftrightarrow \nabla \wedge \vec{E} = -\mu \frac{d\vec{H}}{dt} \text{ c-à-d : } \begin{vmatrix} \vec{i} & \vec{j} & \vec{k} \\ \partial/\partial x & \partial/\partial y & \partial/\partial z \\ E_x & E_y & E_z \end{vmatrix} = -\mu \frac{d(H_x \vec{i} + H_y \vec{j} + H_z \vec{k})}{dt}$$

On commence par l'équation de Maxwell-Faraday :

Puis l'équation de Maxwell-Gauss dans le cas d'un milieu sans charges ( $\rho=0$ ):

$$\text{Div}\vec{E} = 0 \Leftrightarrow \nabla \cdot \vec{E} = 0 \text{ c-à-d : } \frac{\partial E_x}{\partial x} + \frac{\partial E_y}{\partial y} + \frac{\partial E_z}{\partial z} = 0$$

Comme la propagation est dans la direction des z alors :

$$\frac{\partial E_x}{\partial x} = 0$$

$$\frac{\partial E_y}{\partial y} = 0$$

$$\text{et par conséquent : } \frac{\partial E_z}{\partial z} = 0 \Rightarrow E_z = 0 \text{ (La composante longitudinale est nulle)}$$

Même chose pour  $\text{Div}\vec{H} = 0$

$$\text{et par conséquent : } \frac{\partial H_z}{\partial z} = 0 \Rightarrow H_z = 0 \text{ (La composante longitudinale est nulle)}$$

Alors :

$$\begin{vmatrix} \vec{i} & \vec{j} & \vec{k} \\ \mathbf{0} & \mathbf{0} & \partial/\partial z \\ E_x & E_y & 0 \end{vmatrix} = -\mu \frac{d(H_x \vec{i} + H_y \vec{j})}{dt} \Leftrightarrow \begin{cases} -\frac{\partial E_y}{\partial z} = -\mu \frac{dH_x}{dt} \Rightarrow E_y = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} H_x \\ +\frac{\partial E_x}{\partial z} = -\mu \frac{dH_y}{dt} \Rightarrow E_x = -\sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} H_y \end{cases}$$

$$\text{D'où } \vec{E} \cdot \vec{H} = E_x H_x + E_y H_y + E_z H_z = \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}} (-H_y H_x + H_x H_y) = \mathbf{0} \Rightarrow \vec{E} \perp \vec{H}$$

2/- Le champ électrique et magnétique appartiennent au plan d'onde.

Le plan d'onde est le plan qui perpendiculaire à la direction de propagation +oz donc c'est le plan (XOY)  
Et comme E et H possèdent deux composantes respectivement (Ex, Ey) et (Hx, Hy), alors : E et H appartiennent au plan d'onde.

3/- Le vecteur P=E∧H, possède une seule composante dans la direction de propagation :

$$\vec{P} = \vec{E} \wedge \vec{H}^* = \begin{vmatrix} \vec{i} & \vec{j} & \vec{k} \\ E_x & E_y & 0 \\ H_x^* & H_y^* & 0 \end{vmatrix} = (E_x H_y^* - E_y H_x^*) \vec{i} \text{ (dans la direction de propagation)}$$

### Exercice 2 :

Deux ondes électromagnétiques planes sinusoïdales de même pulsation  $\omega$  et de même amplitude  $E_m$  se propagent dans les directions x et y respectivement. Les champs électriques E des deux ondes sont parallèles à Oz. Ecrire en fonction de x, y et t les expressions des grandeurs suivantes :

1/- Les composantes du champ électrique **E** résultant.

2/- Les composantes du champ magnétique **H** résultant.

3/- Composantes du vecteur **P**.

### Solution

1/- Les composantes du champ électrique **E** résultant.

$$\vec{E} \text{ a pour composantes : } \begin{cases} E_x = \mathbf{0} \\ E_y = \mathbf{0} \\ E_z = E_m [\sin(\omega t - \beta x) + \sin(\omega t - \beta y)] \end{cases}$$

2/- Les composantes du champ magnétique H résultant.

Pour cela, on utilise l'équation de Maxwell-Faraday :

$$\text{rot } \vec{E} = -\mu \frac{d\vec{H}}{dt} \Leftrightarrow \begin{vmatrix} \vec{i} & \vec{j} & \vec{k} \\ \partial/\partial x & \partial/\partial y & 0 \\ 0 & 0 & E_z \end{vmatrix} = -\mu \frac{d(H_x \vec{i} + H_y \vec{j} + H_z \vec{k})}{dt} \Leftrightarrow \begin{cases} + \frac{\partial E_z}{\partial y} = -\mu \frac{dH_x}{dt} \Rightarrow H_x = -\frac{1}{\mu} \int \frac{\partial E_z}{\partial y} dt \\ - \frac{\partial E_z}{\partial x} = -\mu \frac{dH_y}{dt} \Rightarrow H_y = +\frac{1}{\mu} \int \frac{\partial E_z}{\partial x} dt \\ \mathbf{0} = -\mu \frac{dH_z}{dt} \Rightarrow H_z = \mathbf{0} \end{cases}$$

$$\text{Après développement : } \begin{cases} H_x = \frac{\beta}{\mu \cdot \omega} E_m \cdot \sin(\omega t - \beta \cdot y) \\ H_y = -\frac{\beta}{\mu \cdot \omega} E_m \cdot \sin(\omega t - \beta \cdot x) \\ H_z = \mathbf{0} \end{cases}$$

3/- Composantes du vecteur P

$$\vec{P} = \vec{E} \wedge \vec{H}^* = \begin{vmatrix} \vec{i} & \vec{j} & \vec{k} \\ \mathbf{0} & 0 & E_z \\ H_x^* & H_y^* & 0 \end{vmatrix} = (-E_z \cdot H_y^*) \vec{i} + (E_z \cdot H_x^*) \vec{j}$$

### Exercice 3 :

Relativement à un repère orthonormé  $xyz$  de base  $(\vec{u}_x, \vec{u}_y, \vec{u}_z)$ , le champ électrique d'une onde plane progressive monochromatique de pulsation  $\omega$  qui se propage dans le vide dans le demi-espace  $z \leq 0$ , dans la direction  $\vec{Oz}$ , est :

$$\vec{E}(z, t) = E_0 \cos(\omega t - kz) \vec{u}_x + E_0 \sin(\omega t - kz) \vec{u}_y.$$

On donne dans le vide : la célérité de la lumière  $c = 3 \cdot 10^8$  m/s et la permittivité absolue  $\epsilon_0 = \frac{1}{36\pi} 10^{-9} F/m$ .

1. Quel est le type de polarisation de cette onde ?
2. Calculer l'induction magnétique associée  $\vec{B}(z, t)$ .
3. Montrer que le vecteur de Poynting de cette onde est constant.

### Solution

1. Cette onde possède deux composantes d'égale amplitude et déphasées entre elles de  $90^\circ$ , donc la polarisation de l'onde est circulaire
2. On utilise l'équation de Maxwell-Faraday  $\nabla \times \vec{E} = -\frac{d\vec{B}}{dt}$  alors

$$\begin{vmatrix} \vec{u}_x & \vec{u}_y & \vec{u}_z \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ E_x & E_y & 0 \end{vmatrix} = -\frac{d(B_x \vec{u}_x + B_y \vec{u}_y + B_z \vec{u}_z)}{dt}$$

La direction de propagation est selon oz  $\Rightarrow \frac{\partial}{\partial x} = \frac{\partial}{\partial y} = 0$ , alors on a :

$$\begin{vmatrix} \vec{u}_x & \vec{u}_y & \vec{u}_z \\ 0 & 0 & \frac{\partial}{\partial z} \\ E_x & E_y & 0 \end{vmatrix} = -\frac{dB_x}{dt} \vec{u}_x - \frac{dB_y}{dt} \vec{u}_y - \frac{dB_z}{dt} \vec{u}_z$$

Soit

$$\begin{cases} -\frac{\partial E_y}{\partial z} = -\frac{dB_x}{dt} \\ -\frac{\partial E_x}{\partial z} = -\frac{dB_y}{dt} \\ 0 = -\frac{dB_z}{dt} \end{cases}$$

$$\begin{cases} B_x = \int \frac{\partial E_y}{\partial z} dt \\ B_y = -\int \frac{\partial E_x}{\partial z} dt \\ B_z = 0 \end{cases}$$

Soit

$$\begin{cases} B_x = -\frac{kE_0}{\omega} \sin(\omega t - kz) \\ B_y = \frac{kE_0}{\omega} \cos(\omega t - kz) \\ B_z = 0 \end{cases}$$

On  $k = \omega/c$ , alors on a finalement :

$$\vec{B}(z, t) = -\frac{E_0}{c} \sin(\omega t - kz) \vec{u}_x + \frac{E_0}{c} \cos(\omega t - kz) \vec{u}_y$$

3-  $\vec{P} = \vec{E} \times \vec{H}$

$$\begin{vmatrix} \vec{u}_x & \vec{u}_y & \vec{u}_z \\ E_x & E_y & \frac{\partial}{\partial z} \\ H_x & H_y & 0 \end{vmatrix} = (E_x H_y - E_y H_x) \vec{u}_z$$

Sachant que  $\vec{B} = \mu_0 \vec{H}$  et après quelques manipulations, on aura :

$$\vec{P} = E_0^2 \epsilon_0 c \vec{u}_z$$

#### Exercice 4 :

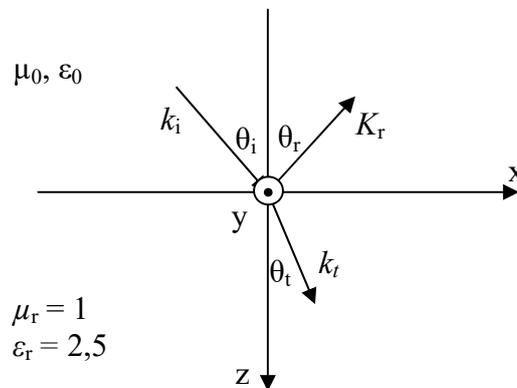
Une onde incidente spécifiée par le champ électrique :

$$\vec{E} = 8 \cos(\omega t - 4x - 3z) \vec{u}_y \quad V/m$$

Cette onde tombe sur le plan  $z = 0$  qui sépare deux milieux diélectriques non magnétiques sans pertes, le milieu 1 c'est l'air libre ( $\epsilon_0, \mu_0$ ) localisé dans le demi espace des  $z < 0$ , le milieu 2 est caractérisé par  $\epsilon_r = 2.5$  et  $\mu_r = 1$ , localisé dans le demi espace des  $z > 0$ .

1. Déterminer la polarisation de l'onde.
2. Déterminer les angles d'incidence, de réflexion et de transmission.
3. Déterminer les facteurs de réflexion et de transmission.

#### Solution



1. La polarisation de l'onde est linéaire (intrinsèquement). Par rapport au plan d'incidence (plan  $xoz$ , car  $k_i$  appartient au plan  $xoz$ ),  $\vec{E}$  est selon  $Oy$ , donc la polarisation par rapport au plan d'incidence est *perpendiculaire*.
2. On a les relations de Descartes

$$\begin{cases} \theta_i = \theta_r \\ n_1 \sin \theta_i = n_2 \sin \theta_t \end{cases}$$

A partir de la figure on peut voir que  $\tan \theta_i = \frac{k_{ix}}{k_{iz}} = \frac{4}{3} \Rightarrow \theta_i = \theta_r = \arctan\left(\frac{4}{3}\right) = 53,13^\circ$

La deuxième relation de Descartes nous donne :  $\theta_t = \arcsin\left(\frac{n_1}{n_2} \sin \theta_i\right) = 30,39^\circ$

3. Facteurs de réflexion et de transmission :

Pour une onde incidente polarisée perpendiculairement par rapport au plan d'incidence, le coefficient de réflexion est donné par

$$r_{\perp} = \frac{n_1 \cos \theta_i - n_2 \cos \theta_t}{n_1 \cos \theta_i + n_2 \cos \theta_t}$$

Soit  $r_{\perp} = -0,388$

Le coefficient de transmission est relié au coefficient de réflexion par la relation :

$$t_{\perp} = 1 + r_{\perp}$$

Soit  $t_{\perp} = 0,622$