# ELECTROMAGNÉTISME GUIDÉ

# Part I

# Rappels d'électromagnétique

# Introduction

Maxwell : propagation guidé

# Préliminaire

| Champ électrique Induction électrique Dans les milieux linéaires : Permitivité absolue du milieu ( $AsV^{-1}m^{-1}$ ) Permitivité absolue de l'air ou du vide Permittivité relative du milieu | $\overrightarrow{E}(V \cdot m^{-1})$ $\overrightarrow{D}(As.m^{-1})$ $\overrightarrow{D} = \epsilon \cdot \overrightarrow{E}$ $\epsilon$ $\epsilon_{0}$ $\epsilon_{r}$ $\epsilon_{0} = \frac{1}{36\pi 10^{9}}$ $\epsilon = \epsilon_{r}\epsilon_{0}$   |
|---|--|
| Le champ magnétique   | $\overrightarrow{H}(A.m^{-1})$   |
| Induction magnétique  | $\overrightarrow{B}(Vsm^{-2} \text{ ou T})$  |
| $\overrightarrow{B} = \mu \overrightarrow{H}$ dans les milieux linéaires  |  |
| Perméabilité absolue du milieu Perméabilité absolue du vide ou de l'air   | $ \mu_{0} \\ \mu_{0} \\ \mu_{1} \\ \mu_{0} \\ \mu_{0} \\ \mu_{0} \\ \mu_{r} \\ \mu_{0} \\ \mu_{r} $  |
| Densité de charges volumiques Densité de charges surfaciques Densité de courant   | $\begin{array}{l} \rho(Cm^{-3}) \\ \rho_S(Cm^{-2}) \\ \overrightarrow{j}(Am^{-2}) \\ \overrightarrow{j} = \overrightarrow{j_c} + \overrightarrow{j_d} \text{ (ondulution + déplacement)} \\ \overrightarrow{j_c} = \sigma \overrightarrow{E} \text{ (loi d'ohm)} \\ \overrightarrow{j_d} = \frac{\partial \overrightarrow{D}}{\partial t} \\ \sigma = \text{conductivit\'e du milieu } (S.m^{-1}) \end{array}$ |

### Définitions :

homogènes : invariant dans l'espace

isotropes: identique dans toutes les directions - coordonées - de l'espace.

Dans ce cour, on considère :

- Milieux linéaires, homogènes, isotropes.
- Régime harmonique du temps  $\hookrightarrow$  notation complexes

#### Plan du cour

Chap 1: Intro

Chap 2 : Ondes guidées chap 3: Guides métalliques chap 4 : Guides diélectriques

chap 5 : Cavités électromagnétiques

# Rappel des équations de Maxwell en régime harmonique du temps

### Conditions de travail

 $\begin{array}{ll} \text{Milieux considérés}: & \boxed{\epsilon,\mu,\sigma} \\ \text{Les pertes diélectriques}: & \epsilon_c = \epsilon' - j\epsilon'' \\ & \epsilon',\epsilon'' > 0 \\ & \overrightarrow{\mathcal{D}} = \epsilon_c \overrightarrow{\mathcal{E}} \end{array}$ 

 $\begin{array}{ll} \delta_e &= \text{angle de perte diélectriques} \\ \tan \delta_e &= \frac{\epsilon''}{\epsilon'} \\ \epsilon_c &= \epsilon_r \epsilon_0 (1-j \tan \delta_e) \end{array}$ 

pertes magnétiques :  $\begin{array}{c} \mu_c = \mu' - j \mu'' \\ \underline{\mu', \mu'' > 0} \\ \overline{\mathcal{B}} = \mu_c \overrightarrow{\mathcal{H}} \end{array}$  le pertes magnétiques  $\begin{array}{c} \delta_m \\ \tan \delta_m = \frac{\mu''}{\mu'} \\ \mu_c = \mu_r \mu_0 (1 - j \tan \delta_m) \end{array}$ 

angle de pertes magnétiques

Pertes par conduction :  $\sigma \neq 0$ 

Pemitivité complexe apparente :

• 
$$\epsilon_{co} = \epsilon_c - j\frac{\sigma}{\omega} = \epsilon' - j(\epsilon'' + \frac{\sigma}{\omega})$$

- $\delta_{co}$  = angle de pertes diélectriques apparentes
- $\tan \delta_{co} = \frac{\epsilon'' + \frac{\sigma}{\omega}}{\epsilon'}$

$$\overrightarrow{E}(x, y, z, t) = \Re[\overrightarrow{\mathcal{E}}(x, y, z) \cdot e^{j\omega t}]$$

$$\overrightarrow{H}(x, y, z, t) = \Re[\overrightarrow{\mathcal{H}}(x, y, z) \cdot e^{j\omega t}]$$

En régime permanant,  $\rho = 0$ 

# Équation de Maxwell en régime harmonique du temps

$$\begin{cases}
\overrightarrow{rot} \overrightarrow{\mathcal{E}} &= -j\omega\mu_c \overrightarrow{\mathcal{H}} & (1) \\
\overrightarrow{rot} \overrightarrow{\mathcal{H}} &= j\omega\epsilon_c \overrightarrow{\mathcal{E}} + \sigma \overrightarrow{\mathcal{E}} & (2) \\
div \overrightarrow{\mathcal{D}} &= 0 & (3) \\
div \overrightarrow{\mathcal{B}} &= 0 & (4)
\end{cases}$$
(1)

$$\begin{cases}
\overrightarrow{rot} \overrightarrow{\mathcal{H}} &= j\omega \overrightarrow{\mathcal{E}} \left( \epsilon_c + \frac{\sigma}{j\omega} \right) \\
\overrightarrow{rot} \overrightarrow{\mathcal{H}} &= j\omega \epsilon_{co} \overrightarrow{\mathcal{E}}
\end{cases} (2)$$

Avec  $\overrightarrow{\mathcal{D}} = \epsilon_c \overrightarrow{\mathcal{E}}$  et  $\overrightarrow{\mathcal{B}} = \mu_c \overrightarrow{\mathcal{H}}$ . De plus  $\epsilon_{co} = \epsilon_c - j\frac{\sigma}{\omega}$ 

# Equation de continuité

#### Interface entre 2 milieux

$$\begin{cases}
\overrightarrow{et_2} - \overrightarrow{et_1} &= \overrightarrow{0} \\
\overrightarrow{bt_2} - \overrightarrow{bt_1} &= \overrightarrow{0} \\
\overrightarrow{dm_2} - \overrightarrow{dm_1} &= \rho_s \overrightarrow{n_{12}} \\
\overrightarrow{n_{12}} \wedge (\overrightarrow{ht_1} - \overrightarrow{ht_1}) &= \overrightarrow{j_s}
\end{cases}$$
(3)

- indice "t"  $\rightarrow$  tangeantiel
- indice "n"  $\rightarrow$  normal
- $\overrightarrow{n_{12}}$  = normale unitaire (1)  $\rightarrow$  (2)
- $\rho_s$ : peut exister si l'un des deux milieux présente des pertes  $\overrightarrow{j_s}$  densité surfacique de courant. Peut exister uniquement si l'un des deux milieux est un conducteur parfait ( $\sigma \to \infty$ ).

# Comportement à l'infini

Les champs décroissant et tendent vers zéro, quand on s'étend transversalement vers l'infini.

# Équation d'onde

- (1)  $\overrightarrow{rot} \overrightarrow{\mathcal{E}} = -j\omega\mu_c \overrightarrow{\mathcal{H}}$  (2)  $\overrightarrow{rot}(\overrightarrow{rot} \overrightarrow{\mathcal{E}}) = \overrightarrow{rot}(-j\omega\mu_c \overrightarrow{\mathcal{H}})$  (3)  $\overrightarrow{grad} \cdot div \overrightarrow{\mathcal{E}} \overrightarrow{\Delta \mathcal{E}} = -j\omega\mu_c \cdot \overrightarrow{rot} \overrightarrow{\mathcal{H}}$  (4)  $\overrightarrow{\Delta \mathcal{E}} = -j\omega\mu_c \cdot j\omega\epsilon_{co} \overrightarrow{\mathcal{E}}$

$$\overrightarrow{\Delta \mathcal{E}} + \omega^2 \epsilon_{co} \mu_c \overrightarrow{\mathcal{E}} = \overrightarrow{0}$$

De même :  $\overrightarrow{\Delta \mathcal{H}} + \omega^2 \epsilon_{co} \mu_c \overrightarrow{\mathcal{H}} = \overrightarrow{0}$ 

## Part II

# Ondes guidées par un système de transmission rectiligne et uniforme

### Introduction

### Préliminaires

Direction longitudinale sur  $O_z$  (= direction de propagation)

### Principaux systèmes de transmission

- ligne bifilaire:
  - Structure ouverte.
  - Deux conducteur parallèles

-cable coaxial + ame + gaine + conducteur externe suffisament fin pour que l'effet de peau entre en jeu.

- guide circulaire
  - uniquement pour les fréquences hautes
  - utilisé pour des propagatinos asymétriques circulaires
  - cf schéma 1
- guide métallique rectangulaire
  - idem guide circulaire mais pour les ondes circulaires
  - grandes puissances
  - très robustes
  - non minuaturisable

## Étude de la propagation le long de 0z

### Préliminaires

On se place dans une section uniforme. L'axe de propagation choisi est l'axe 0z.

$$\overrightarrow{\mathcal{E}} = \overrightarrow{\mathcal{E}_{\tau}} + \overrightarrow{n} \mathbf{E}_z$$

$$\overrightarrow{\mathcal{H}} = \overrightarrow{\mathcal{H}_{\tau}} + \overrightarrow{n} \mathbf{H}_z$$

indice  $\tau$ : transversal

$$\overrightarrow{n} = \overrightarrow{ez}$$

#### Évolution du cham avec z

#### Étude dans un milieu de la section transverse

Dans le milieu i, les coordonnées sont (u,v,z). L'équation de propagation est vérifié si V(u,v,z): une des 6 composantes du champ electromagnétique.

$$\begin{split} \Delta V(u,v,z) + + \omega^2 \epsilon_{co} \mu_c N(u,v,z) &= 0 (a) \\ \mu_c &= \mu' - j \mu'' \quad \mu', \mu'' \geq 0 \\ \epsilon_c &= \epsilon' - j \epsilon'' \quad \epsilon', \epsilon'' \geq 0 \\ \frac{\Delta f(u.v)}{f(u,v)} + \frac{B}{g(z)} \frac{d^2 g(z)}{dz^2} + \omega^2 \epsilon_{co} \mu_c = 0, \forall u,v,z(b) \end{split}$$

Les trois membre des gauche dépendent respectivement de (u,v), de z et est constant.

#### Extension à l'ensemble des milieux

2 milieux i  $(\rho_i)$  et i+1  $(\rho_{i+1})$  accolés.  $E_z$  tangeantiel à l'enterfac entre i et i+1. Les conditions de continuités sont :

$$\begin{array}{ll} \Gamma &= \alpha_g + j\beta_g, \alpha_g, \beta_g \leq 0 \\ \alpha_g &= \text{constante de perte (Np} m^-1) \\ \beta_g &= \text{constante de phase (rad}.m^{-1}) \end{array}$$