

# Ondes et propagation - L3/TC

## Introduction

**Chap1 : Caractéristiques d'une onde électromagnétique (EM) et propagation**

**Chap2 : Influence du sol**

**Chap3 : Influence de l'atmosphère**

**Chap4 : Influence de l'ionosphère**

## Introduction :

Une liaison de communication à distance entre un émetteur et un récepteur utilise des ondes électromagnétiques. L'antenne émettrice convertit le signal électrique HF qui porte l'information à transmettre en une onde EM sinusoïdale à la même fréquence radio. L'antenne de réception accordée à cette fréquence capte cette onde pour la transformer en un signal électrique afin d'extraire l'information.

Cependant le milieu de propagation entre l'émetteur et le récepteur a tendance à atténuer l'onde EM et déformer l'information.

Ce type de communication radio répond à des normes internationales :

CCIR, CMR, UIT

Le spectre de fréquences radio s'étend de 3kHz à 300GHz

## Chap1 :

### 1. Caractéristiques d'une onde EM

Une onde EM plane est constituée en un point M du milieu de :

- Champ électrique :  $\vec{E}(M,t) = \vec{E}_0 e^{j(\omega t - kr)}$  en V/m
- Champ magnétique :  $\vec{H}(M,t) = \vec{H}_0 e^{j(\omega t - kr)}$  en A/m

constante de propagation dans le milieu :  $k = \omega/v$  avec  $v$  la vitesse de propagation

critères d'une onde plane :

- $\vec{E}$  et  $\vec{H}$  sont en phase
- $E_0/H_0 = Z$  impédance caractéristique du milieu de propagation
- $\vec{E} \wedge \vec{H} \wedge \vec{u}_r$  (direction de propagation)

### 2. Propagation d'une onde EM

Un milieu de propagation est un diélectrique caractérisé par :

- une permittivité relative  $\epsilon_r^* = \epsilon_r - j\epsilon_r' \text{ où } \tan \delta_e = \epsilon_r' / \epsilon_r$  (pertes électriques)
- une perméabilité relative  $\mu_r^* = \mu_r - j\mu_r' \text{ où } \tan \delta_m = \mu_r' / \mu_r$  (pertes magnétiques)
- une conductivité  $\sigma$  (pertes ohmiques)

l'indice de réfraction du milieu  $n = \sqrt{\epsilon_r}$

impédance caractéristique du milieu  $Z = Z_0 \sqrt{\mu_r \epsilon_r}$  avec  $Z_0 = \sqrt{\mu_0 \epsilon_0} = 377 \Omega$

(impédance du vide)  $\epsilon_0 = 8.854 \cdot 10^{-12}$  ;  $\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7}$  et  $\sigma = 0$

### Puissance transportée par une onde EM plane :

La densité de puissance est donnée par le vecteur de Poynting :

$$\vec{P}(t) = E(t) \vec{H}(t) \text{ et sa valeur moyenne } P = (E_0 H_0) / 2 = E_0^2 / 240\pi \text{ en W/m}^2$$

car  $Z_0 = 120\pi$  dans le vide

### Equation de propagation

Les équations de Maxwell permettent de déterminer le champ qui se propage dans un milieu diélectrique

$$\text{Rot} \vec{E} = -\delta \vec{B} / \delta t$$

$$\text{Rot} \vec{H} = \vec{J} + \delta \vec{D} / \delta t$$

$$\text{Induction magnétique } \vec{B} = \mu \vec{H} \text{ où } \mu = \mu_0 \mu_r$$

$$\text{Induction électrique } \vec{D} = \epsilon \vec{E} \text{ où } \epsilon = \epsilon_0 \epsilon_r$$

$$\text{Densité de courant } \vec{J} = \sigma \vec{E}$$

Sachant que les 5 vecteurs champs sont sinusoïdaux le rotationnel des équations de Maxwell permettent d'obtenir les équations d'ondes suivantes :

$$\Delta \vec{E} + \omega^2 \mu \epsilon \left( 1 + j \frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right) \vec{E} = 0$$

$$\text{Equation d'onde } \Delta \vec{E} + \gamma^2 \vec{E} = 0 \text{ dont la solution est } \vec{E}(M, t) = \vec{E}_0 e^{j(\omega t - \gamma r)}$$

avec une constante de propagation  $\gamma^2 = \omega^2 \mu \epsilon \left( 1 + j \frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right)$  de la forme  $\gamma = \alpha + j\beta$

$$\text{constante de phase } \alpha = \omega \sqrt{\mu \epsilon / 2} \sqrt{1 + \sqrt{1 + \left( \frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right)^2}}$$

$$\text{constante d'atténuation } \beta = \omega \sqrt{\mu \epsilon / 2} \sqrt{-1 + \sqrt{1 + \left( \frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right)^2}}$$

$$\text{de même } \Delta \vec{H} + \omega^2 \mu \epsilon \left( 1 + j \frac{\sigma}{\omega \epsilon} \right) \vec{H} = 0$$

$$\text{d'où } \vec{E}(M, t) = \vec{E}_0 e^{\beta r} e^{j(\omega t - \alpha r)} \text{ et l'intensité du champ atténué sera } E_0 e^{\beta r}$$

Atténuation en champ due au milieu de propagation sera  $AdB = 20 \text{Log}(e^{\beta r})$

Atténuation en champ due au parcours  $r$  sera  $AdB = 20 \text{Log}(\lambda / 4\pi r^2)$

## Réflexion et Réfraction d'ondes

A l'interface de 2 milieux de natures différentes, une onde subit une réflexion et une réfraction (transmission).

1. Onde à polarisation verticale :  $\vec{E}$  est dans le plan vertical (fig1)

A l'interface des 2 milieux on a une continuité des champs tangentiels sur  $\vec{E}$  et  $\vec{H}$   
 $E_o \cos \theta_i + E_r \cos \theta_r = E_t \cos \theta_t$

$$H_{oi} + H_{or} = H_{ot}$$

En utilisant les lois de Snell et Descartes :  $\theta_r = \theta_i$  et  $n_1 \sin \theta_i = n_2 \sin \theta_t$  et sachant que  $E_o/H_o = Z$  du milieu

- Coefficient de réflexion :  $\mathcal{R}_u = E_{oi} / E_{or} = \frac{Z_1 \cos \theta_i - Z_2 \cos \theta_t}{Z_1 \cos \theta_i + Z_2 \cos \theta_t}$
- Coefficient de transmission  $\mathcal{T}_u = E_{ot} / E_{oi} = \frac{2 Z_2 \cos \theta_i}{Z_1 \cos \theta_i + Z_2 \cos \theta_t}$

2. Onde à polarisation horizontale :  $\vec{E}$  est dans le plan horizontal (fig2)

- Coefficient de réflexion :  $\mathcal{R}_u = \frac{Z_2 \cos \theta_i - Z_1 \cos \theta_t}{Z_2 \cos \theta_i + Z_1 \cos \theta_t}$

- Coefficient de transmission :  $\mathcal{T}_u = \frac{2 Z_2 \cos \theta_i}{Z_2 \cos \theta_i + Z_1 \cos \theta_t}$

