

# 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 :  $\vec{E}(M,t) = E_0 e^{j(\omega t - kr)}$  en V/m
- Champ magnétique :  $\vec{H}(M,t) = H_0 e^{j(\omega t - kr)}$  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
- $\vec{E} \wedge \vec{H}$  ur (direction de propagation)

#### 2. Propagation d'une onde EM

Un milieu de propagation est un diélectrique caractérisé par :

- une permittivité relative  $\epsilon_r^* = \epsilon_r - j\epsilon_r' \text{ où } g\delta\epsilon = \epsilon_r'/\epsilon_r$  (pertes électriques)
- une perméabilité relative  $\mu_r^* = \mu_r - j\mu_r' \text{ où } g\delta\mu = \mu_r'/\mu_r$  (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 :

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

$$\text{Rot} \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}$$

$$\text{Rot} \vec{H} = \vec{J} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$$

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

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

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 :

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

Équation d'onde  $\Delta \vec{E} + \gamma^2 \vec{E} = 0$  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  $\gamma = \alpha + j\beta$

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

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

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

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

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

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

## 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  $\vec{H}$   
 $E_{o\cos\theta i} + E_{or\cos\theta r} = E_{ot\cos\theta t}$

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

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

