

# PROPAGATION DES ONDES ET TRANSMISSION DE L'INFORMATION

## Introduction

\* Objectif: retrouver 1 ami à Crêtelet pour déjeuner  
Transmettre l'information du lieu exact et de l'heure du RDV  
 $d = 21 \text{ km}$

Comparaison de  $\neq$  systèmes de transmission de l'informa<sup>o</sup>  
→ quelles ondes utilisées?  
→ quelles caractéristiques + grandeurs associées chiffrées

### \* La voix:

→ onde acoustique

→ vitesse de propaga<sup>o</sup>:  $v = 342 \text{ m/s}$  à  $17^\circ\text{C}$

$$\Rightarrow \Delta t = 61 \text{ s} \approx 1 \text{ minute}$$

→ atténuation: onde sphérique

$f = 100 \text{ Hz}$  → constante linéique d'atténuat<sup>o</sup>:  $\alpha \sim 4 \text{ dB/km}$

$$\Rightarrow \text{atténuat<sup>o</sup> de } 86 \text{ dB,}$$

$$\text{soit } \frac{I_{\text{reçu}}}{I_{\text{émis}}} \sim 10^{-9}$$

1<sup>er</sup> problème = atténuat<sup>o</sup>

### \* Pigeon voyageur:

1<sup>ère</sup> utilisat<sup>o</sup> = il y a 3000 ans, pour proclamer le vainqueur des JO antiq<sup>u</sup>

→ vitesse:  $v \sim 100 \text{ km/h} = 28 \text{ m/s} \Rightarrow \Delta t = 750 \text{ s} \approx 12 \text{ min}$

→ débit binaire = mesure de qté de données transmises par unité de temps

Message de  $10^3$  caractères codés sur 5 bits ( $2^5 = 32$ )

$$\hookrightarrow n \sim 10^3 \times 5 = 5 \cdot 10^3 \text{ bits}$$

$$\Rightarrow \mathcal{D} = \frac{n}{\Delta t} \sim 5 \text{ bit/s}$$

Enjeux actuels: appel →  $\mathcal{D} \sim 64 \text{ kbit/s}$

vidéo →  $\mathcal{D} \sim 7 \text{ Mbit/s}$

\* Deux systèmes utilisés pour la transmission d'info avec 1 approche historiq

↳ comment remédier aux problèmes de minimisa° de l'atténua° et de maximisa° du débit binaire ?

## I] Transmission par lignes : le télégraphe électrique

### 1) Présentation du système

\* 1838 : 1<sup>er</sup> télégraphe électriq mis au point par Charles Wheatstone (pont de Wheatstone) entre Londres et Birmingham

### \* Onde électriq

Transmetteur et récepteur reliés par 1 circuit élec.

Bouton sur le manipulateur = interrupteur

↳ en appuyant sur le bouton, on ferme le circuit élec.

↳ impulsions élec.

Syst. récepteur : impulsion → marques d'encrè sur la bande de papier

pour la transmission

\* Intérêt = ligne de transmission

1<sup>er</sup> type de ligne utilisé historiq<sup>t</sup> pr les liaisons télégrap.

Ligne bifilaire : deux conducteurs maintenus à distance constante au moyen de supports isolants régulièrement espacés

Expl:  $d \sim 20$  cm ; isolant = air

### 2) Équation de propagation

\* Modèle électrocinétique de la ligne

• Hyp: ligne idéale → ptes électriqs identiqs sur tt la longueur

• 2 conducteurs séparés par 1 isolant → capacité

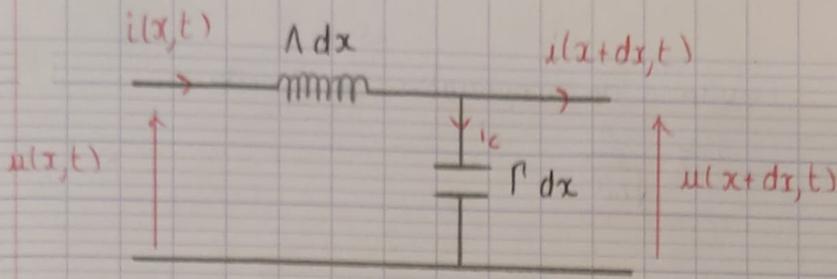
• Effets magnétiques liés au passage du courant ds les conducteurs → inductan

• Londres - Birmingham :  $d \sim 7 \cdot 10^3$  km

$\lambda \sim c/f \sim 20 \cdot 10^3$  km (ligne téléph. site  $f = 15$  kHz)

!! À HF,  $l \ll \lambda$  n'est vérifié

↳ modélisa° sur 1 tronçon infinitésimal de



Loi des nœuds :  $i(x,t) = i(x+dx,t) + i_c$

Condensateur :  $i_c = C dx \frac{\partial u}{\partial t}(x+dx,t)$

Développement de Taylor à l'ordre 1 en  $dx$  :

$$i(x+dx,t) \simeq i(x,t) + \frac{\partial i}{\partial x}(x,t) dx$$

$$\Rightarrow \underline{\frac{\partial i}{\partial x} + \Gamma \frac{\partial u}{\partial t} = 0} \quad (1)$$

Loi des mailles :  $u(x,t) = u(x+dx,t) + \Lambda dx \frac{\partial i}{\partial t}(x,t)$

Taylor  $\Rightarrow \underline{\frac{\partial u}{\partial x} + \Lambda \frac{\partial i}{\partial t} = 0} \quad (2)$

\* Deux équations couplées : échange d'énergie magnétique et électrique  $\rightarrow$  propagation de l'onde

$$\frac{\partial(1)}{\partial t} : \frac{\partial^2 i}{\partial t \partial x} + \Gamma \frac{\partial^2 u}{\partial t^2} = 0$$

$$\frac{\partial(2)}{\partial x} : \frac{\partial^2 u}{\partial x^2} + \Lambda \frac{\partial^2 i}{\partial t \partial x} = 0 \quad (\text{théorème de Schwartz})$$

$$\Rightarrow \boxed{\frac{\partial^2 u}{\partial x^2} - \underbrace{(\Lambda \Gamma)}_{1/c^2} \frac{\partial^2 u}{\partial t^2} = 0}$$

Équation des télégraphistes pour la ligne sans pertes

Rq : • équation de D'Alembert  $\rightarrow$  onde plane progressive harm.

- vitesse de propagation de l'onde :

$$c = \frac{1}{\sqrt{\Lambda \Gamma}}$$

AN Ligne téléphonique souterraine

$$\Gamma = 43 \text{ pF/m} ; \Lambda = 2,6 \cdot 10^{-7} \text{ H/m}$$

$$c = 3,0 \cdot 10^8 \text{ m.s}^{-1} \approx \text{vitesse de la lum. ds le vide}$$

↳ on ne peut pas faire ça rapide

Chatelet :  $\Delta t \approx 7 \cdot 10^{-5} \text{ s}$  : quasi-instantané

\* Débit binaire du télégraphe :

Code Morse → ~ 30 mots/min

Or ~ 5 lettres par mots }  $\mathcal{D} \approx 10 \text{ bit/s}$   
Codage sur 5 bits

\* Amélioration du système : câble coaxial

→ m ppe

→ débit :  $\mathcal{D} \approx 10^2 \text{ Mbit/s}$

Pb : pas au delà de 10 km à cause de la dégradation du syst

Transition : modèle avec pertes ; défauts ligne bifilaire

3) Modèle avec pertes : atténuation et

\* Prise en compte des pertes :

→ dans les conducteurs :  $R dx$

→ dans le diélectrique :  $G dx$

\* Modèle électrocinétique

Nouvelle équation de propagation :

\* On retrouve la même vitesse de propagation  $c$ .

\* On injecte  $\underline{u}(x,t) = U_0 e^{j(\omega t - kx)}$

Relat de dispersion:  $k^2 = \left(\frac{\omega}{c}\right)^2 - j\omega(R\Gamma + G\Lambda) - RG$

↳  $k \in \mathbb{C}$ : il y a amortissement

↳  $v_g(\omega)$ : il y a dispersion

\* On peut s'affranchir de la dispersion: très important pour transmettre 1 signal multi-fréquences

Conditions d'Heaviside:  $R\Gamma = G\Lambda$

↳  $\underline{k} = \pm \left(\frac{\omega}{c} - j\alpha\right)$  avec  $\alpha = \frac{R}{2c\Lambda}$

\* Éléments dissipatifs  $\Rightarrow$  tjs amortissement

$\underline{u}(x,t) = U_0 e^{j(\omega t \mp \frac{\omega x}{c})} e^{-\alpha x}$

Atténuation en décibels:  $A_{dB} = 20 \log \frac{|U(l)|}{|U(0)|} = -20 \alpha l_0 \log_{10} e$

$\Rightarrow$  coefficient linéig d'atténua $\emptyset$ :  $\alpha_{dB} = \frac{A_{dB}}{l_0} = -8,69 \alpha$

AN Ligne téléphonique souterraine

$\alpha_{dB} = -3,2 \text{ dB/km}$

Châtelet: atténua $\emptyset$  de  $-67 \text{ dB}$

$\rightarrow$  pupinisa $\emptyset$ : intercaler des bobines tous les 2 kms

↳  $\uparrow \Lambda$ :  $\downarrow$  atténua $\emptyset$

Transition: transmissio par ondes rayonnées

## II] Transmission par ondes rayonnées : l'antenne

### 1) Rayonnement à grande distance émis par 1 antenne

- \* Onde électromagnétique qui se propage ds l'atmosphère  
→ vitesse de propagation = vitesse de la lumière
- \* Antenne = conducteur métallique parcouru par 1 courant électrique variable  
→ ~ assemblés de dipôles oscillants

\* Rappel: champ rayonné par 1 dipôle

- Schéma
- $\vec{E}, \vec{B}$

\* Antenne émettrice demi-onde:

Conducteur rectiligne de longueur  $L$  comparable à  $\lambda$  émis

• Obj: relier  $\ddot{p}$  à  $i(t)$

Soit 1 élément de conducteur de section  $S$  et de longueur  $l$  suffisamment petit pr que le vecteur densité vol. de courant soit constant à 1 date donnée

$$\vec{p}_e(t) = \sum_i q_i \vec{OP}_i$$

↑ charge présente ds l'antenne  $l$  à  $t$

$$\vec{j}(t) = \sum_i \frac{1}{S} q_i \vec{v}_i$$

$$\Rightarrow \frac{d\vec{p}_e}{dt} = \vec{j}(t) S l = l i(t) \vec{e}_z$$

$$\Rightarrow \boxed{\ddot{p} = l \frac{di}{dt}}$$

\* ARQS locale:  $l \ll cT$

$$\begin{cases} \vec{E}(M, t) = l \frac{di}{dt} \frac{\sin\theta}{4\pi\epsilon_0 c^2 r} \vec{e}_\theta \\ \vec{B}(M, t) = l \frac{di}{dt} \frac{\mu_0 \sin\theta}{4\pi c r} \vec{e}_\varphi \end{cases}$$

## 2) Puissance rayonnée et amortissement

\* Poynting:  $\vec{R} = \frac{E \wedge B}{\mu_0}$

$$\vec{R} = l^2 \left( \frac{di}{dt} \right)^2 \frac{\sin^2 \theta}{16\pi^2 \epsilon_0 c^3 r^2} \vec{e}_r \quad \rightarrow \quad \langle \vec{R} \rangle = \frac{4}{12\pi} l^2 i_0^2 \cos^2(\omega t) \frac{1}{\epsilon_0 c^3 r^2}$$

$$\langle \mathcal{P} \rangle = \vec{R} \cdot d\vec{S} = l^2 \left( \frac{di}{dt} \right)^2 \frac{\sin^2 \theta}{4\pi \epsilon_0 c^3} - \mathcal{P}_E =$$

$$i(t) = I_0 \cos(\omega t) : \quad \mathcal{P} = R_{\text{ray}}(\omega) I_0^2 \quad R_{\text{ray}}(\omega) = l^2 \omega^2$$

\*  $P_R = \langle \vec{\Pi} \rangle \cdot \vec{S}_R$

$$\alpha_{\text{dB}} = 10 \log \left( \frac{P_E}{P_R} \right)$$

Conclusion