

Feuille de TD n° 12: *Radiation (II)* *Rayonnement d'une antenne*

On considère une portion de conducteur rectiligne MN de longueur l , dirigée selon l'axe Oz . Ce conducteur est parcouru par un courant $I = I_0 \cos(\omega t)$.

1. On suppose qu'à l'extérieur du tronçon MN , la densité de courant est nulle. En utilisant la fonction de Heaviside (voir à la fin de l'énoncé) et la distribution de Dirac, donner l'expression de la densité de courant \vec{j} dans tout l'espace.
2. En utilisant la conservation de la charge, montrer que ce système peut être assimilé à un dipôle oscillant constitué de deux charges opposées placées en M et N et dont la valeur varie de façon sinusoïdale ($\pm q \sin \omega t$).
3. En déduire la densité de courant complexe $\vec{j}(\vec{r}, t)$ dans tout l'espace, ainsi que la densité de charge complexe $\rho(\vec{r}, t)$.
4. On cherche tout d'abord à calculer à l'instant t les potentiels en un point P de coordonnées sphériques (r, θ, ϕ) .
 - (a) En utilisant l'expression des potentiels retardés, exprimer le potentiel scalaire V (en notation complexe) au point P en fonction des distances $r_1 = MP$ et $r_2 = NP$.
 - (b) On note λ la longueur d'onde du champ électromagnétique rayonné par le dipôle. On suppose $r \gg \lambda \gg l$ (approximations dipolaire et champ lointain). Montrer que le potentiel scalaire complexe peut s'écrire en ne gardant que le terme principal du DL en l/λ et en l/r :

$$V = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{i\omega}{cr} p \cos(\theta)$$

en fonction du moment dipolaire complexe retardé $p = i q l \exp(-i\omega(t - r/c))$.

- (c) Montrer que la seule composante non nulle du potentiel-vecteur \vec{A} s'écrit :

$$A_z = -\frac{\mu_0}{4\pi} \frac{i\omega}{r} p$$

5. Calculer les composantes non nulles des champs \vec{E} et \vec{B} au point P en ne gardant que les termes principaux des DL en λ/r . Montrer que $E_r \ll E_\theta$. Calculer $\|\vec{E}\|/\|\vec{B}\|$. Faire un schéma montrant O, P, \vec{E}, \vec{B} et le vecteur d'onde \vec{k} .

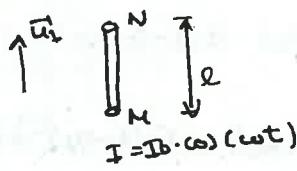
6. On se propose maintenant de calculer la puissance rayonnée à grande distance par cette antenne dipolaire en fonction de l'amplitude I_0 du courant circulant dans le conducteur MN . Montrer que la puissance totale peut s'exprimer par :

$$P = \frac{1}{2} R_r I_0^2$$

où R_r est la résistance de rayonnement de l'antenne dont on donnera l'expression en fonction de l et λ .

La fonction de Heaviside est définie par :
$$\begin{cases} \Theta(x) &= 1 & \text{si } x > 0 \\ &= 0 & \text{sinon} \end{cases}$$

On remarque que $\frac{d}{dx} \Theta(x) = \delta(x)$.



On suppose qu'à l'intérieur du fil de la dipôle MN, la densité de courant est nulle. En utilisant la fonction Heaviside $H = \begin{cases} \delta(x)=1 & x>0 \\ 0 & \text{mais} \end{cases}$

de Dirac, sachant $\frac{d\delta(x)}{dx} = \delta'(x)$, donner l'expression de la densité de courant \vec{J} dans tout l'espace.

$$I = \frac{dq}{dt}$$

$$\vec{J} = \int_S \vec{J} \cdot d\vec{S}$$

$$\text{Si } \vec{J} \neq 0 \text{ et } z \in [-L/2, L/2]$$

on considère le fil de section infinitésimale $\Rightarrow dS = dx \cdot \delta(y)$

3 Heaviside dans 3 directions :

$$\begin{cases} \delta(x), \delta(y) \rightarrow \text{car } S \rightarrow 0 \\ \oplus(z+L/2) \\ \ominus(-z+L/2) \end{cases}$$

$$\begin{aligned} \oplus(-z-L/2) \\ x=0 \Rightarrow z=-L/2 \\ x>0 \Rightarrow z>-L/2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \oplus(z+L/2) \\ x=0 \Rightarrow z=-L/2 \\ x>0 \Rightarrow z>-L/2. \end{aligned}$$

$$\vec{J} = I \cdot \delta(x) \cdot \delta(y)$$

puis comme $dS \rightarrow 0 \Rightarrow I \text{ confondu avec } \vec{J}$
(I est par unité surface $\rightarrow 0$)

dans le cas de notre fil

$$\vec{J} = I \cdot \delta(x) \cdot \delta(y) \cdot \oplus(z+L/2) \cdot \ominus(-z+L/2) \cdot \vec{u}_z$$

$$= I \delta(x) \cos(\omega t) \delta(x) \delta(y) \cdot \oplus(z+L/2) \ominus(-z+L/2) \cdot \vec{u}_z$$

$$\vec{J} \parallel \text{axe fil} \Rightarrow \parallel \vec{u}_z$$

D'après note : $\frac{d\delta}{dx} = \delta'(x) \Rightarrow \delta(x) = \frac{1}{L}$ on a donc $\vec{J} \propto I \cdot \delta(x) \delta(y) \Rightarrow I/L^2 = I/\text{surface}$

$$\bullet \quad \left[\frac{d\delta}{dx} \right] = \frac{1}{L}$$

2. En utilisant la conservation de la charge, montrer que ce système peut être assimilé à un dipôle oscillant constitué de deux charges opposées placées en M et N et dont la valeur varie de façon sinusoidale ($\pm q \sin(\omega t)$)

conservation charge:

$$\frac{\partial P}{\partial t} + \vec{D} \cdot \vec{J} = 0$$

$$\begin{array}{ccc} 0 & q \\ \vec{J} & \rightarrow & 0 & -q \\ & & 0 & q \end{array}$$

$$\vec{J} = \frac{\partial}{\partial z} \vec{u}_z \Rightarrow \nabla \vec{J} = \frac{\partial \vec{u}_z}{\partial z}$$

$$\text{au a} \quad \frac{\partial j_z}{\partial z} + \frac{\partial p}{\partial t} = 0$$

$$\begin{aligned}\frac{\partial p}{\partial t} &= -\frac{\partial j_z}{\partial z} = -I_0 \cdot \cos(\omega t) \cdot j(x) \cdot j(y) \cdot \frac{d}{dz} \left[\Theta(z + \ell/2) \cdot \Theta(-z + \ell/2) \right] \\ &= -I_0 \cdot \cos(\omega t) \cdot j(x) \cdot j(y) \cdot \left[\delta(z + \ell/2) \cdot \Theta(-z + \ell/2) + \Theta(z + \ell/2) \cdot \delta(-z + \ell/2) \right] \\ &= -I_0 \cdot \cos(\omega t) \cdot j(x) \cdot j(y) \cdot \left[\delta(z + \ell/2) \cdot \Theta(-z + \ell/2) - \delta(-z + \ell/2) \cdot \Theta(z + \ell/2) \right]\end{aligned}$$

! Note: $\delta(z + \ell/2) \neq 0 \Leftrightarrow z = -\ell/2$

$\delta(-z + \ell/2) \neq 0 \Leftrightarrow z = \ell/2$

on regarde Θ associée / $\delta \cdot \Theta$ et on a:

$$\left. \begin{array}{l} \underbrace{\delta(z + \ell/2) \cdot \Theta(-z + \ell/2)}_{\neq 0 \Leftrightarrow z = -\ell/2} \\ \text{et } \Theta \text{ en } z = -\ell/2 = 1 \end{array} \right\} \delta(z + \ell/2)$$

seule valeur non-nulle

$$\left. \begin{array}{l} \underbrace{\delta(z - \ell/2) \cdot \Theta(z + \ell/2)}_{\neq 0 \Leftrightarrow \ell/2 = z} \\ \text{et } \Theta \text{ en } z = \ell/2 = 1 \end{array} \right\} \delta(z - \ell/2)$$

$$\Rightarrow -\frac{\partial p}{\partial t} = I_0 \cdot \cos(\omega t) \cdot j(x) \cdot j(y) \cdot \left[\delta(z + \ell/2) - \delta(z - \ell/2) \right]$$

on détermine $P \Rightarrow P = \int \dots dt$

$$P(x_M, z, t) = -\frac{I_0}{\omega} \cdot \sin(\omega t) \cdot j(x) \cdot j(y) \left[\delta(z + \ell/2) - \delta(z - \ell/2) \right]$$

regardons où P est une onde

$$\Rightarrow P(x_M, z = -\ell/2, t) \Rightarrow \text{deux charges en } z = \pm \ell/2 \Rightarrow$$

$$P(x_M, z = \ell/2, t) \text{ les deux points M, N}$$

on note $P = q_1 + q_2 / q_{1,2} = -\frac{I_0}{\omega} \cdot \sin(\omega t) [\pm]$

pour seulement we $j(z) \neq 0$
à we points z

Dans le dom

$$z = \ell_2 \quad \begin{array}{c} \textcircled{O} \\ \textcircled{N} \\ \textcircled{I} \\ \textcircled{M} \end{array} \quad \Rightarrow \quad q_N = + \frac{I_0}{\omega} \sin(\omega t) \\ z = -\ell_2 \quad \begin{array}{c} \textcircled{P} \\ \textcircled{M} \\ \textcircled{N} \end{array} \quad \Rightarrow \quad q_N = - \frac{I_0}{\omega} \sin(\omega t)$$

on a deux charges de onde amplitude $\frac{I_0}{\omega}$, qui oscillent à la onde pulsation en positions M et N. = dipôle oscillant

3. On déduire la densité de courant complexe $\vec{j}(r,t)$ dans tout l'espace, ainsi que la densité de charge complexe $\rho(r,t)$

$$\text{ou a } \vec{j}(r,t) = I_0 \cdot \underbrace{\sin(\omega t)}_{e^{-i\omega t}} \cdot \delta(x) \cdot \delta(y) \cdot \Theta(z + \ell_2) \cdot \Theta(-z + \ell_2) \vec{u}_z$$

$$\rho(r,t) = - \frac{I_0}{\omega} \cdot \underbrace{\sin(\omega t)}_{e^{-i\omega t}} \cdot \delta(x) \cdot \delta(y) \cdot \underbrace{\left[\delta(z + \frac{\ell}{2}) - \delta(-z + \ell_2) \right]}_{\delta(\vec{r} + \frac{\ell}{2} \vec{u}_z)} \underbrace{- \delta(\vec{r} + \frac{\ell}{2} \vec{u}_z)}_{f(x) = \delta(-x) \quad f(y) = \delta(-y)}$$

• Note: seul la composante réelle a un sens physique

4. On cherche tout d'abord à calculer à l'instant t le potentiel au point P de coordonnées sphériques (r, θ, ϕ) .

a) En utilisant les expressions des potentiels retardés, exprimer le potentiel scalaire V (en notation complexe) au point P en fonction de la distance

$r_1 = MP$ et $r_2 = NP$.

$\vec{r}P \rightarrow$ dipôle \rightarrow 2 charges au points M et P qui vont accélérer \Rightarrow potentiel

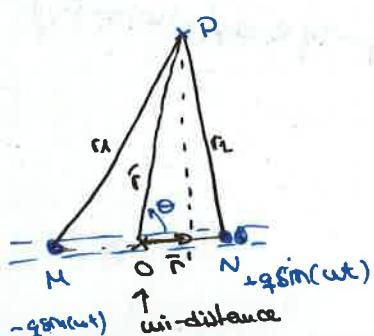
défini par les éq. de Lénard-Wiechert

$$V_{\text{retardé}} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{\rho(r',t')}{\|\vec{r} - \vec{r}'\|} r'^3 dr'$$

$$\text{avec } t' = t - \frac{\|\vec{r} - \vec{r}'\|}{c}$$

et $\|\vec{r} - \vec{r}'\| =$ distance du point P à la distribution de charges: ici le fil

$\vec{r}' \rightarrow$ vecteur vers la distribution
 $\vec{r} \rightarrow$ vecteur du point P depuis l'origine



$$V_{\text{retardé}} = \frac{1}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{-i \frac{\omega}{c} e^{-i\omega t} [\delta(\vec{r} + \frac{1}{2}\vec{u}_2) - \delta(-\vec{r} + \frac{1}{2}\vec{u}_2)]}{\|\vec{r} - \vec{r}'\|}$$

on a $\delta(\vec{r} + \frac{1}{2}\vec{u}_2) \rightarrow \text{point } N$
 $\delta(-\vec{r} + \frac{1}{2}\vec{u}_2) \rightarrow \text{point } N'$

sousent 2 charges localisées ce qui
 limite \vec{r}' à deux positions

on a donc $\|\vec{r} - \vec{r}'\| = \frac{NP}{r_1} \text{ et } \frac{NP}{r_2}$

$$V_{\text{retardé}} = \frac{-i \frac{\omega}{c}}{4\pi\epsilon_0} \int_V \frac{e^{-i\omega(t - \frac{\|\vec{r} - \vec{r}'\|}{c})}}{\|\vec{r} - \vec{r}'\|} [\delta(\vec{r} + \frac{1}{2}\vec{u}_2) - \delta(-\vec{r} + \frac{1}{2}\vec{u}_2)] =$$

$$= -\frac{i \frac{\omega}{c}}{4\pi\epsilon_0} \left[\frac{e^{-i\omega(t - \frac{r_1}{c})}}{r_1} - \frac{e^{-i\omega(t - \frac{r_2}{c})}}{r_2} \right]$$

notes: courant de $N \rightarrow N'$
 \Rightarrow d'abord excitation en N et
 après N'

$$= -\frac{iq}{4\pi\epsilon_0} e^{-i\omega t} \left[\frac{e^{\frac{i\omega r_1}{c}}}{r_1} - \frac{e^{\frac{i\omega r_2}{c}}}{r_2} \right] =$$

$$= \frac{iq}{4\pi\epsilon_0} e^{-i\omega t} \left[\frac{e^{\frac{i\omega r_2}{c}}}{r_2} - \frac{e^{\frac{i\omega r_1}{c}}}{r_1} \right]$$

- b) on note r la longueur d'onde du champ magnétique rayonné par le dipôle. On suppose $r \gg r_1, r_2$ (approx. dipolaire et champ lointain). Montrer que le potentiel scalaire complexe peut s'écrire en ne gardant que le terme principal du développement limité en $1/r$ et en R/r :

$$V = -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \frac{i\omega}{cr} \rho \cos \Theta$$

en fonction du moment dipolaire complexe retardé $\rho = iq e \exp(-i\omega(t - E))$.

on a $r \gg \lambda \gg l$

$$\text{avec } \lambda = \frac{2\pi}{k} = \frac{2\pi}{\omega/c} = \frac{2\pi c}{\omega}$$

on sait : $r \gg l$ appox dipolaire
 $r \gg \lambda$ champ lointain
 $\lambda \gg l$ appox non-relativiste

on évalue $V = \frac{iq}{4\pi\epsilon_0} \cdot e^{-i\omega t} \left[\frac{e^{i\omega r_2/c}}{r_2} - \frac{e^{i\omega r_1/c}}{r_1} \right]$ dans ces limites

$$\text{a)} \vec{r}_1 = \vec{NO} + \vec{OP} \rightarrow r_1^2 = NO^2 + OP^2 + 2\vec{NO} \cdot \vec{OP} = \\ = \left(\frac{l}{2}\right)^2 + r^2 + 2 \cdot \frac{l}{2} \cdot r \cdot \cos\theta = \\ \approx r^2 \left(1 + \frac{l}{r} \cos\theta + \frac{l^2}{4r^2}\right)$$

0 car $r \gg l$ et $\sin\theta \ll 1$
petit que le terme en $\frac{l}{r} \cos\theta$

$$r_1 \approx r \left(1 + \frac{l}{r} \cos\theta\right)^{1/2}$$

$$\vec{r}_2 = \vec{NO} + \vec{OP} \rightarrow r_2^2 = NO^2 + OP^2 + 2\vec{NO} \cdot \vec{OP} = \\ = \left(\frac{l}{2}\right)^2 + r^2 - 2 \cdot \frac{l}{2} \cdot r \cdot \cos\theta \approx r^2 \left(1 - \frac{l}{r} \cos\theta + \frac{l^2}{4r^2}\right)$$

$$r_2 \approx r \left(1 - \frac{l}{r} \cos\theta\right)^{1/2}$$

$$\text{b)} e^{i\omega r_2/c} \approx e^{i\omega c \left(1 - \frac{l}{r} \cos\theta\right)^{1/2}} \quad \left. \begin{array}{l} \text{factor commun} \\ e^{i\omega c} \end{array} \right\} \quad e^{i\omega r_1/c} \approx e^{i\omega c \left(1 + \frac{l}{r} \cos\theta\right)^{1/2}}$$

$$\text{c)} \frac{1}{r\sqrt{1+x}} \approx \frac{1}{r} \left(1 - \frac{1}{2}x + \frac{3}{8}x^2 + \dots\right) \quad \sqrt{1+x} \approx 1 + \frac{1}{2}x - \frac{x}{8} \dots$$

on a donc :

$$\text{Vectordé} = \frac{iq}{4\pi\epsilon_0} \cdot e^{-i\omega t} \cdot \frac{e^{i\omega c}}{r} \left[\frac{e^{\sqrt{1 - \frac{l}{r} \cos\theta}}} {\sqrt{1 - \frac{l}{r} \cos\theta}} - \frac{e^{\sqrt{1 + \frac{l}{r} \cos\theta}}} {\sqrt{1 + \frac{l}{r} \cos\theta}} \right] = \dots =$$

$$\approx \frac{iq}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{1}{r} e^{-iw(t-\frac{r}{c})} \cdot \left[e^{-iw\frac{l}{2c}\cos\theta} - e^{+iw\frac{l}{2c}\cos\theta} + \frac{l}{2r}\cos\theta \left(e^{-iw\frac{l}{2c}\cos\theta} + e^{+iw\frac{l}{2c}\cos\theta} \right) \right]$$

avec $e^{i\phi} + e^{-i\phi} = 2\cos\phi$
 $e^{i\phi} - e^{-i\phi} = -2i\sin\phi$

$$V_{retardé} \approx \frac{iq}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{1}{r} e^{-iw(t-\frac{r}{c})} \left[-2i\sin\left(w\frac{l}{2c}\cos\theta\right) + \frac{wl}{2r}\cos\theta\cos\left(w\frac{l}{2c}\cos\theta\right) \right]$$

notant $w = \frac{2\pi}{\lambda c}$

$$\frac{wl}{c}l = \frac{2\pi}{\lambda} \frac{l}{2} \quad \text{et} \quad \lambda \gg l \Rightarrow \frac{wl}{c} \ll 1$$

$$\sin\left(\cancel{\frac{wl}{c}}\right) \approx \sin(0) \approx \left(\frac{wl}{c}\right)$$

proportionnel

$$\cos(0) \approx 1 + \frac{w^2}{2}$$

on a donc :

$$V_{retardé} \approx \frac{iq}{4\pi\epsilon_0} \frac{1}{r} e^{-iw(t-\frac{r}{c})} \left[-2i \frac{wl}{2c} \cos\theta + \frac{wl}{2r} \cos\theta \left(1 + \underbrace{\left(\frac{wl}{2c}\cos\theta\right)^2}_{\text{negligeable}} \right) \right]$$

$$\text{on compare } \frac{w}{r} \text{ avec } \frac{wl}{c} \quad \frac{wl}{c} = \frac{2\pi}{\lambda c} \cdot \frac{l}{c} = \frac{2\pi}{\lambda} \frac{l}{c}$$

$$\text{et } \lambda \gg l \rightarrow \frac{l}{r} \ll \frac{wl}{c}$$

$$V_{retardé} \approx -\frac{iq}{4\pi\epsilon_0} \frac{1}{r} e^{-iw(t-\frac{r}{c})} \left[iw \frac{l}{c} \cos\theta \right]$$

$$\approx -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{iw}{cr} \cancel{iwl} e^{-iw(t-\frac{r}{c})} \cos\theta \approx -\frac{1}{4\pi\epsilon_0} \cdot \frac{iw}{cr} \cancel{P} \cos\theta$$

(c) Montrer que la réelle composante non nulle du potentiel-vectoriel
 \vec{A} s'écrit:

$$A_r = -\frac{\mu_0}{4\pi} \frac{iw}{r} P$$

$$\vec{A} = \frac{\mu_0}{4\pi} \int_V \frac{\vec{j}(F', t')}{\|F - F'\|} \cdot dF' =$$

$$= \frac{\mu_0}{4\pi} \underbrace{\int dx' dy'}_{=1} \underbrace{\int f(F') \cdot dy'}_{=1} \int_{-L/2}^{L/2} \frac{J_0 e^{-iw(t - \frac{\|F - F'\|}{c})}}{\|F - F'\|} dz' \vec{u}_z$$

$$= \frac{\mu_0 J_0}{4\pi} e^{-iwt} \int_{-L/2}^{L/2} \frac{e^{i\omega \frac{\|F - F'\|}{c}}}{\|F - F'\|} dz' \vec{u}_z$$

avec $\|F - F'\| \approx r$

$$= \frac{\mu_0 J_0}{4\pi} e^{-iwt} \frac{e^{i\omega r/c}}{r} \int_{-L/2}^{L/2} dz' \vec{u}_z$$

$$\boxed{\vec{A} \approx \frac{\mu_0 J_0}{4\pi} \frac{e}{r} e^{-i\omega(t - \frac{r}{c})} \vec{u}_z}$$

avec $p = iqe e^{i\omega(t - \frac{r}{c})}$
 $q = \frac{J_0}{\omega}$

$$\left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} \vec{A} = -\frac{i\mu_0}{4\pi} \frac{1}{r} \omega p \vec{u}_z$$

5. Calculer les composantes non nulles des champs \vec{E} et \vec{B} au point P en ne gardant que les termes principaux des DL en $1/r$. Montrer que $\vec{E} \ll \vec{B}$.
- Calculer $\|\vec{E}\|/\|\vec{B}\|$. Faire un schéma montrant O, P, \vec{E} , \vec{B} et le vecteur d'onde \vec{u} .

$$\vec{B} = \vec{D} \wedge \vec{A}$$

$$\vec{E} = -\vec{\nabla} \phi - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}$$

$$\vec{B} = \begin{vmatrix} \vec{u}_x & \vec{u}_y & \vec{u}_z \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ \textcircled{+} & \textcircled{0} & A_z \end{vmatrix} = \frac{\partial A_z}{\partial y} \vec{u}_x - \frac{\partial A_z}{\partial x} \vec{u}_y =$$

$$= \frac{\partial A_z}{\partial r} \cdot \frac{\partial r}{\partial y} \vec{u}_x - \frac{\partial A_z}{\partial r} \cdot \frac{\partial r}{\partial x} \vec{u}_y$$

avec $r^2 = x^2 + y^2 + z^2$
 $x = r \cos \theta \sin \phi$
 $y = r \cos \theta \cos \phi$
 $z = r \sin \theta$

$$\left. \begin{array}{l} \\ \end{array} \right\} \Rightarrow \vec{B} = \frac{\partial A_z}{\partial r} \left(\frac{y}{r} \vec{u}_x - \frac{x}{r} \vec{u}_y \right)$$

$$= \mu_0 \frac{\partial A_z}{\partial r} (\cos \theta \vec{u}_x - \sin \theta \vec{u}_y) =$$

$$= \mu_0 \Theta \frac{\partial A_z}{\partial r} (-\vec{u}_y)$$



$$\begin{aligned}
 \text{avec } \frac{\partial A_2}{\partial r} &= -\frac{i\mu_0}{4\pi} \omega \cdot \frac{\partial}{\partial r} \left(\frac{P}{r} \right) = \\
 &= -\frac{i\mu_0}{4\pi} \omega \cdot \left(\frac{1}{r} \frac{\partial P}{\partial r} - \frac{1}{r^2} P \right) = \\
 &= -\frac{i\mu_0}{4\pi} \frac{\omega}{r} \left(\frac{iw}{c} P - \frac{P}{r} \right) = -\frac{i\mu_0}{4\pi} \cdot \frac{\omega P}{r} \cdot \left(\frac{iw}{c} \right) \approx \frac{\mu_0}{4\pi} \cdot \frac{\omega^2 P}{c \cdot r} \quad \text{B}
 \end{aligned}$$

~~$\frac{1}{\omega}$~~ $\frac{1}{\omega} \propto \frac{1}{r}$ si $r \ll r$ $\Rightarrow \frac{1}{r} \rightarrow \frac{1}{r}$

on a donc

$$\vec{B} = -\frac{\mu_0}{4\pi} \cdot \frac{\omega^2 P}{c \cdot r} \sin \Theta \hat{u}_\phi$$

- par $\vec{E} = -\vec{\text{grad}} V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}$

$$\vec{\text{grad}} V = \frac{\partial V}{\partial r} \vec{u}_r + \frac{1}{r} \cdot \frac{\partial V}{\partial \phi} \vec{u}_\phi + \frac{1}{r \mu \Theta} \cdot \frac{\partial V}{\partial \theta} \vec{u}_\theta$$

Indice ($\vec{u}_r, \vec{u}_\phi, \vec{u}_\theta$)

avec $V_{relatif} \approx -\frac{1}{4\pi \epsilon_0} \frac{iw}{cr} P \cos \Theta$

$$\begin{aligned}
 \vec{\text{grad}} V_{relatif} &= -\frac{iw}{4\pi \epsilon_0 c} \left[\frac{\partial (P/r)}{\partial r} \vec{u}_r + 0 \vec{u}_\phi + \frac{P}{r^2} \frac{\partial}{\partial \theta} (\sin \Theta) \vec{u}_\theta \right] \\
 \text{avec } P &= i \frac{\omega}{\omega} e^{-iw(t-\frac{r}{c})}
 \end{aligned}$$

$$\frac{\partial \vec{A}}{\partial t} = -\frac{i\mu_0}{4\pi r} \omega \frac{\partial P}{\partial t} \vec{u}_\theta = -\frac{i\mu_0}{4\pi r} \omega (-iwp) \vec{u}_\theta =$$

$$= -\frac{\mu_0 \omega^2}{4\pi r} P \vec{u}_\theta = -\frac{\mu_0 \omega^2}{4\pi r} P \cdot (\sin \Theta \vec{u}_r - \cos \Theta \vec{u}_\theta)$$

$$\vec{E} = \begin{pmatrix} -\frac{\mu_0 \omega^2 P}{4\pi r} \cos \Theta + \frac{\mu_0 \omega^2 P}{4\pi r} \cos \Theta - \frac{iwp}{4\pi \epsilon_0 c} \frac{1}{r} \cos \Theta \\ -\frac{\mu_0 \omega^2 P}{4\pi r} \frac{1}{r} \sin \Theta + \frac{iwp}{4\pi \epsilon_0 c} \frac{1}{r^2} \sin \Theta \\ 0 \end{pmatrix}$$

on a $1/r$ domine sur $1/r^2$

$$\vec{E} = \begin{pmatrix} -\frac{iwp}{4\pi \epsilon_0 c} \frac{1}{r^2} \cos \Theta \\ -\frac{\mu_0 \omega^2}{4\pi r} P \frac{1}{r} \sin \Theta \\ 0 \end{pmatrix}$$

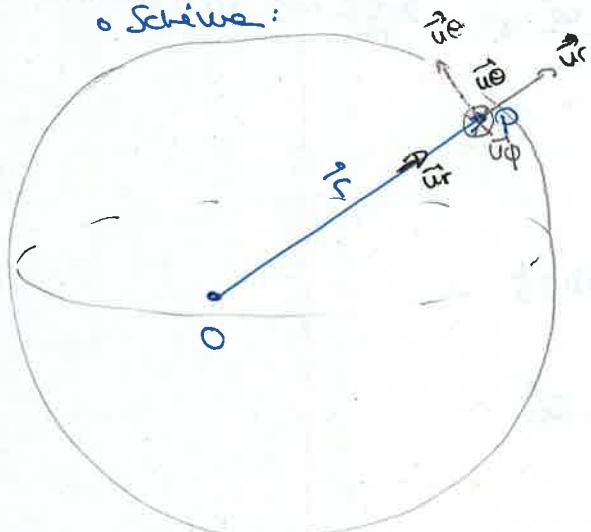
et puis $E_r \ll E_\theta$

$$\Rightarrow \vec{E} \approx E_\theta \hat{u}_\theta = -\frac{\mu_0 \omega^2}{4\pi} \frac{P}{r} \sin \Theta \hat{u}_\theta$$

• Calculer $\|\vec{E}\| / \|\vec{B}\|$

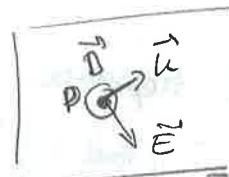
$$\frac{\|\vec{E}\|}{\|\vec{B}\|} \approx \frac{\|E_0\|}{\|B_0\|} = \frac{\frac{\mu_0 \omega^2 P}{4\pi} \frac{1}{r} \sin\theta}{\frac{\mu_0 \omega^2 P}{4\pi} \frac{1}{r c} \sin\theta} = \frac{1}{\mu c} = C$$

• Schéma:



$$\begin{aligned}\vec{E} &\parallel \vec{u}_e \\ \vec{B} &\parallel -\vec{u}_\phi \\ \vec{u}_u &\parallel \vec{u}_r\end{aligned}$$

donc



6. On se propose maintenant de calculer la puissance rayonnée à grande distance par cette antenne dipolaire en fonction de l'amplitude I_0 du courant circulant dans le conducteur MN. Montrer que la puissance totale

peut s'exprimer par: $P = \frac{1}{2} R_r \vec{D}^2$

où R_r est la résistance de rayonnement de l'antenne dont on donnera l'expression en fonction de ϵ et d .

$$\text{Rayonné} = \int_S \vec{\Pi} \cdot d\vec{J} \quad \text{avec } \vec{\Pi} = \frac{\vec{E} \times \vec{B}}{\mu_0} = \frac{1}{\mu_0} \text{Re}(\vec{E}) \wedge \text{Re}(\vec{B})$$

$$\frac{\vec{E} \times \vec{B}}{\mu_0} = \frac{-\frac{\mu_0 \omega^2}{4\pi} \frac{P}{r} \sin\theta \vec{u}_\theta \times -\frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\omega^2 P}{cr} \sin\theta \vec{u}_\phi}{\mu_0} =$$

$$= \frac{\mu_0 \cdot \omega^4}{(4\pi)^2} \left(\frac{P}{r}\right)^2 \cdot \frac{\sin^2\theta}{c} \vec{u}_r$$

$$d\vec{J} = r^2 \sin\theta d\theta d\phi \vec{u}_r$$

$$\vec{\Pi} \parallel \vec{dJ}$$

$$\vec{p} = qI e^{-i\omega(t-\frac{r}{c})}$$

$$q = \frac{I_0}{\omega}$$

$$\vec{n} = \frac{\mu_0 \omega^4}{16\pi^2 c} \frac{m^2 \Theta}{r^2} \left(q \sin(\theta) \sin(t - \frac{r}{c}) \right)^2 \hat{ur}$$

$$\langle \vec{n} \rangle = \frac{1}{32} \cdot \frac{\mu_0 \omega^4}{\pi^2 c} \frac{q^2 m^2 \Theta}{r^2} \hat{ur} \quad \langle \vec{n} \rangle > 0$$

la puissance

$$P_{\text{rad}} = \int_S \langle \vec{n} \rangle d\vec{s} = \int_0^{\pi} \int_0^{2\pi} \frac{1}{32} \frac{\mu_0 \omega^4}{\pi^2 c} q^2 l^2 \frac{2m^2 \Theta}{r^2} \cdot r^2 \sin \Theta d\Theta d\phi$$

$$= \frac{\mu_0 \omega^4}{16\pi c} q^2 l^2 \int_0^{\pi} m^2 \Theta d\Theta$$

depuis fait en TD $\equiv \frac{4}{3}$

$$= \frac{\mu_0 \omega^4}{12\pi c} q^2 l^2 = \frac{1}{2} \frac{\mu_0 \omega^2}{\pi c} l^2 \cdot I_0^2$$

$q = \frac{I_0}{\omega} R_r$

$$\text{et } R_r = \frac{\mu_0 \omega^2}{6\pi c} l^2 = \frac{\mu_0}{3} \frac{\omega}{\pi} l^2 = \frac{4\pi \mu_0}{3} \frac{1}{\pi} \frac{2\pi c}{\pi} l^2 = \frac{2\pi \mu_0 c}{3} \left(\frac{l}{c} \right)^2$$

$\frac{3\pi}{c} = \frac{2\pi}{l}$

avec $c = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \epsilon_0}}$

$$\Rightarrow R_r = \frac{2\pi}{3} \left(\frac{l}{c} \right)^2 \sqrt{\frac{\mu_0}{\epsilon_0}} = \frac{3\pi l^2}{377.2}$$

! $P_{\text{rad}} \propto I_0^2$
independant de r . comme attendu.