# CNC 2011 : Epreuve de Physique 1 MP Corrigé abrégé:

# Régime statique

### 111-

 $\vec{p}_0 = qa\vec{e}_z$  en C.m cad D ( Déblaye).

## 112-

$$V_{+}(M) = \frac{q}{4\pi\epsilon_{0}PM}$$
.

## 113-

$$V_{-}(M) = \frac{-q}{4\pi\epsilon_{0}NM}.$$

$$V(M) = V_{_{+}}(M) + V_{_{-}}(M) = \frac{q}{4\pi\epsilon_{_{0}}PM} - \frac{q}{4\pi\epsilon_{_{0}}NM}$$

# 114-

Le plan  $(M, \vec{e}_r, \vec{e}_\theta)$  est un plan de symétrie et on a invariance de la distribution de charges par rotation autour de z cad par rapport à  $\phi \rightarrow \vec{E}(M)$  appartient à ce plan et  $\vec{E}(M)$  et V(M) ne dépendent que de r et  $\theta$ .

## 115-

$$a << r \rightarrow V(r,\theta) = \frac{p_0 \cos \theta}{4\pi \epsilon_0 r^2}$$
 avec  $p_0 = qa$ .

## <u>116-</u>

$$\vec{E}(M) = -\overrightarrow{grad}_{M}V(M) \rightarrow E_{r} = \frac{2p_{0}\cos\theta}{4\pi\epsilon_{0}r^{3}} \text{ et}$$

$$E_{\theta} = \frac{p_0 \sin \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3}.$$

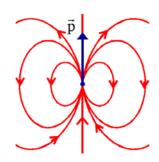
## 117-

Lignes de champ →

$$(d\vec{r}e_r + rd\theta\vec{e}_\theta) \wedge (E_r\vec{e}_r + E_\theta\vec{e}_\theta) = \vec{0} \Rightarrow$$

$$\frac{dr}{r} = \frac{2\cos\theta}{\sin\theta} \implies r = \cot\theta \times \sin^2\theta.$$

# <u>118-</u>



## 121-

Le plan  $(M, \vec{e}_r, \vec{e}_\theta)$  est un plan d'antisymétrie et on a invariance de la distribution de courants par rotation autour de z cad par rapport à  $\phi \rightarrow \vec{A}(M)$  est perpendiculaire à ce plan à ce plan et ne dépend pas de  $\phi$ . Donc ;

$$\vec{A}(M) = A(r,\theta)\vec{e}_{\omega}$$
.

## 122-

 $d\vec{\ell} = ad\alpha \vec{e}_{v}$ .

# <u>123-</u>

$$\vec{A}(M) = \frac{\mu_0 I_0}{4\pi} \oint\limits_{Spire} \frac{d\vec{l}}{PM} = -\frac{\mu_0 I_0}{4\pi} \iint\limits_{S:urface/Spire} \overrightarrow{grad}_P \frac{1}{PM} \wedge d\vec{S}$$

$$\rightarrow$$

$$\vec{A}(M) = -\frac{\mu_0 I_0}{4\pi} \iint_S \frac{\overrightarrow{PM}}{PM^3} \wedge d\vec{S} \approx -\frac{\mu_0}{4\pi} \frac{\overrightarrow{OM}}{OM^3} \wedge \iint_S Id\vec{S}$$

$$\rightarrow \vec{A}(M) == \frac{\mu_0 m_0 \sin \theta}{4\pi r^2} \vec{e}_{\phi}$$

• Avec 
$$\vec{m}_0 = \iint_S Id\vec{S} = I\pi b^2 \vec{e}_z$$

• m<sub>0</sub> s'exprime en A.m<sup>2</sup>.

#### 124-

Le plan  $(M, \vec{e}_r, \vec{e}_\theta)$  est un plan d'antisymétrie et on a invariance de la distribution de courants par rotation autour de z cad par rapport à  $\phi \rightarrow \vec{B}(M)$  appartient à ce plan et ne dépend pas de  $\phi$ . Donc ;  $B_{\phi}(M) = 0$  et  $B(M) = B(r, \theta)$ .

## <u> 125-</u>

 $\vec{B}(M) = \overrightarrow{rot}_M \wedge \vec{A}(M)$ .

126-

(125) 
$$\rightarrow B_r = \frac{2\mu_0 m_0 \cos \theta}{4\pi r^3}$$
 et

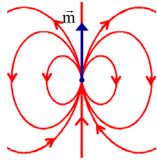
$$B_{\theta} = \frac{\mu_0 m_0 \sin \theta}{4\pi r^3}.$$

Il suffit de remplacer  $p_0$  par  $m_0$  et  $1/\epsilon_0$  par

### 128-

Même résultat en (117).

129-



• Les 2 champs sont de même topographie.

## Régime variable

### 211-

Il permet une description du rayonnement électromagnétique à partir du mouvement d'oscillation des charges électriques autour de leur position moyenne : diffusion de la lumière par les molécules, antennes émettrices...

## <u>2</u>12-

 $\vec{p} = qa\cos(\omega t)\vec{e}_z = \vec{p}_0\cos(\omega t) \ .$ 

- r >> a : représente l'approximation dipolaire.
- $\lambda >> a$ : représente l'approximation non relativiste de la charge mobile.

#### 214-

Le terme kr est due à la propagation.

Le plan  $(M, \vec{e}_r, \vec{e}_\theta)$  est un plan de symétrie pour les charges et le courant due au mouvement de la charge mobile.

#### 216-

$$\underline{\underline{\vec{E}}}(M,t) = \left(\frac{2p_0\cos\theta}{4\pi\epsilon_0 r^3}\vec{e}_r + \frac{p_0\sin\theta}{4\pi\epsilon_0 r^3}\vec{e}_\theta\right)\exp(-j(\omega t)$$

$$\label{eq:Boltzmann} \vec{\underline{B}}(M,t) = -j\!\!\left(\frac{\mu_0\omega p_0\sin\theta}{4\pi r^2}\vec{e}_\phi\right)\!\!\exp\!\!-j(\omega t)\,.$$

En régime stationnaire, on a  $\omega = 0$  et donc  $k = 0 \rightarrow$  on retrouve les champs crées par un dipôle électrostatique; cad:

$$\vec{E}(M) = \frac{2p_0 \cos \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3} \vec{e}_r + \frac{p_0 \sin \theta}{4\pi \epsilon_0 r^3} \vec{e}_\theta \text{ et}$$

$$\vec{B}(M) = \vec{0}$$
.

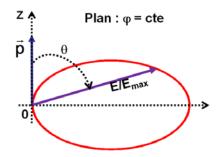
 $r \gg \lambda$  cad kr  $\gg 1$ .

$$\underline{\underline{\vec{E}}}(M,t) = \left(\frac{-p_0 k^2 \sin \theta}{4\pi \epsilon_0 r} \vec{e}_{\theta}\right) \exp -j(\omega t - kr)$$

$$\underline{\vec{B}}(M,t) = -\left(\frac{\mu_0 \omega p_0 k \sin \theta}{4\pi r} \vec{e}_{\phi}\right) \exp(-j(\omega t - kr))$$

$$E_{m}(r,\theta) = \frac{p_{0}k^{2}\sin\theta}{4\pi\epsilon_{0}r}.$$

$$E_m(r,\theta) = E_{max} \times \sin \theta \text{ avec } E_{max} = \frac{p_0 k^2}{4\pi\epsilon_0 r}$$
:



#### 2112-

• 
$$\frac{E}{B} = c$$
;  $\vec{B} = \frac{\vec{e}_r \wedge \vec{E}}{c}$ ;  $\vec{e}_r \cdot \vec{E} = 0$  et

 $\vec{e}_r \cdot \vec{B} = 0 \rightarrow 1$ 'onde émise par le dipôle oscillant a la structure d'une onde localement plane monochromatique,

polarisée rectilignement et progressive selon r.

• Les détecteurs doivent être rectiligne

$$\bullet \vec{\Pi}_e = \frac{\vec{E}^2}{\mu_0 c} \vec{e}_r \rightarrow \left\langle \vec{\Pi}_e \right\rangle = \frac{p_0^2 k^4 \sin^2 \theta}{32 \pi^2 \epsilon_0^2 r^2 \mu_0 c} \vec{e}_r \ et$$

on a 
$$k = \frac{\omega}{c} = \frac{2\pi}{\lambda}$$

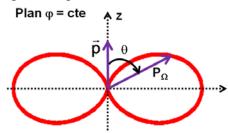
$$\left\langle \vec{\Pi}_{_{e}}\right\rangle =\frac{\mu_{_{0}}c}{8}\Bigg(\frac{p_{_{0}}\omega sin^{^{2}}\,\theta}{\lambda r}\Bigg)^{\!2}\vec{e}_{_{r}}\;\Rightarrow\;I_{_{m}}=\frac{p_{_{0}}\omega}{a}\;.$$

- I<sub>m</sub> en A.( Ampère).
- dépendance en θ → émission anisotrope.
   dépendance en 1/r² → dilution due à la conservation de l'énergie dans le vide.

•  $P_{\Omega}(\theta, \varphi) = \sin^2 \theta$  avec

$$\left\langle \Pi_{e} \right\rangle_{max} = \frac{\mu_{0}c}{8} \left( \frac{I_{m}a}{\lambda r} \right)^{2}.$$

• Diagramme polaire :



• Emission optimale pour  $\theta = \pi/2$  cad dans le plan équatorial du dipôle.

### **2115-**

$$\left\langle P_{_{e}}\right\rangle = \underset{sph\grave{e}re(r)}{\oiint} \left\langle \vec{\Pi}_{_{e}}\right\rangle .d\vec{S} = \underset{0}{\overset{\pi}{\int}} \left\langle \vec{\Pi}_{_{e}}\right\rangle .r^{2}(sin\,\theta)d\theta \underset{0}{\overset{2\pi}{\int}} d\phi$$

$$\Rightarrow \left\langle P_{e} \right\rangle = \frac{1}{3} \pi \mu_{0} c \left( \frac{I_{m} a}{\lambda} \right)^{2}.$$

• 
$$E_m(r) = \frac{p_0 k^2}{4\pi\epsilon_0 r} = \frac{\mu_0 c I_m a}{2\lambda r}$$

$$\langle P_e \rangle = \frac{4}{3} \frac{\pi E_m^2 r^2}{\mu_0 c}$$
.

### **2116-**

$$\langle P_e \rangle = \langle P_J \rangle = \frac{1}{2} R_e I_m^2 \implies R_e = \frac{2}{3} \pi \mu_0 c \left(\frac{a}{\lambda}\right)^2$$

## **2117-**

### 221-

Dans la cadre de l'approximation des régimes quasi-permanents cad a  $<< \lambda$ .

• On retrouve le cas du régime quasipermanent:

$$\underline{\vec{A}}(M,t) = \frac{\mu_0 m_0 \sin \theta}{4\pi r^2} \exp(-j\omega t) \vec{e}_{\varphi}.$$

• O en déduit :  $\gamma = \frac{\mu_0 m_0}{4\pi}$  .

## 223-

 $kr >> 1 \rightarrow$ 

$$\underline{\vec{A}}(M,t) = -\frac{jk\mu_0 m_0 \sin \theta}{4\pi r} \exp(-j(\omega t - kr)) \vec{e}_{\phi}$$

## **224-**

Le plan  $(M, \vec{e}_r, \vec{e}_\theta)$  est un plan de d'antisymétrie pour le courant →

 $\underline{\vec{B}}(M,t) = -\frac{\mu_0 m_0 \omega^2 \sin \theta}{4\pi r c^2} \exp(-j(\omega t - kr)) \vec{e}_{\theta}$ 

appartient à ce plan.

$$\underline{\vec{E}}(M,t) = \frac{\mu_0 m_0 \omega^2 \sin \theta}{4\pi rc} \exp(-j(\omega t - kr)) \vec{e}_{\phi}$$
normale à ce plan.

• 
$$\frac{E}{B} = c$$
;  $\vec{B} = \frac{\vec{e}_r \wedge \vec{E}}{c}$ ;  $\vec{e}_r \cdot \vec{E} = 0$  et

 $\vec{e}_r \cdot \vec{B} = 0 \rightarrow 1$ 'onde émise par le dipôle oscillant a la structure d'une onde localement plane monochromatique, polarisée rectilignement progressive selon

• Pour passer du champ électromagnétique rayonné par le dipôle électrique à celui du dipôle magnétique, il suffit de remplacer p<sub>0</sub> par  $m_0/c$ .

#### **226-**

$$\vec{\Pi}_{m} = \frac{\vec{E}^2}{\mu_0 c} \vec{e}_{r} \; \boldsymbol{\rightarrow} \; \left\langle \vec{\Pi}_{e} \right\rangle = \frac{\mu_0^2 m_0^2 \omega^4 \sin^2 \theta}{32 \pi^2 r^2 c^3} \vec{e}_{r} \; . \label{eq:pinner}$$

### <u>227-</u>

$$\bullet \ R_{_0} = \frac{8}{3}\pi\mu_0 c \ .$$

• 
$$R_0 = .$$

## **231-**

$$\left\langle P_{e} \right\rangle = \frac{1}{3} \frac{\pi \mu_{0} I_{0}^{2} \ell^{2} f^{2}}{c} \,. \label{eq:Pe}$$

## 232-

$$\left\langle P_{m} \right\rangle = \frac{4}{3} \frac{\mu_{0} I_{0}^{2} \ell^{4} f^{4}}{\pi^{3} c^{3}} \, .$$

#### 233-

$$\eta = \left(\frac{2\ell f}{\pi^2 c}\right)^2.$$

### <u>31-</u>

$$\vec{\Delta}_{\mathrm{M}} \vec{\underline{E}}_{\mathrm{i}} (\mathrm{M}, \mathrm{t}) - \frac{1}{\mathrm{c}^{2}} \frac{\partial^{2} \vec{\underline{E}}_{\mathrm{i}} (\mathrm{M}, \mathrm{t})}{\partial \mathrm{t}^{2}} = \vec{0} \; ; \, \mathrm{avec}$$

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

On a  $\vec{E}_i(M,t) = E_0 \exp(-j(\omega_i t - k_i x))\vec{e}_v$ 

$$\rightarrow K_i = \frac{\omega_i}{c}$$
.

#### **32**-

L'onde est de polarisation rectiligne selon Oy et se propage dans le sens des x croissants.

### <u>33-</u>

$$\underline{\vec{B}}_{i}(M,t) = \frac{E_{0}}{c} \exp(-j(\omega_{i}t - k_{i}x))\vec{e}_{z}.$$

#### 34-

Dans un conducteur parfait, il n'a pas de dissipation d'énergie électromagnétique par effet Joule → le champ électromagnétique est nul dans le conducteur ( pas d'effet de peau ).

#### <u>35-</u>

$$\vec{E}(x = X) = -\frac{\sigma(X)}{\varepsilon_0} \vec{e}_x$$
 et

$$\vec{B}(x = X) = -\mu_0 \vec{i}_s(X) \wedge \vec{e}_v$$
.

## <u> 36-</u>

S'il n' ay pas d'onde réfléchie, l'équation de passage pour le champ électrique incident s'écrit :

$$E_0 \exp(-j(\omega_i t - k_i X))\vec{e}_z = -\frac{\sigma(X)}{\varepsilon_0}\vec{e}_x \rightarrow$$

 $E_0 = 0$ , ce qui est absurde. Donc il existe une onde réfléchie en x=X tel que :

$$\underline{\vec{E}}_{i}(x = X) + \underline{\vec{E}}_{r}(x = X) = -\frac{\sigma(X)}{\varepsilon_{0}}\vec{e}_{x}$$

$$\underline{\vec{E}}_{0r} = -E_0 \vec{e}_y$$
;  $\omega_r = \omega_i$ 

$$\vec{k}_r = -\vec{K}_i = -\frac{\omega_i}{c}\vec{e}_x$$
 et  $\sigma(X) = 0$ .

#### Donc:

$$\underline{\underline{E}}_{r}(M,t) = -E_{0} \exp(-j(\omega_{i}t + k_{i}x))\vec{e}_{y} \rightarrow$$

$$\underline{\vec{B}}_{r}(M,t) = \frac{E_{0}}{c} \exp(-j(\omega_{i}t + k_{i}x))\vec{e}_{z}.$$

#### **37-**

Le référentiel R' en mouvement par rapport à un autre référentiel R; de vitesse d'entrainement  $\vec{v}$ . Une charge ponctuelle q est soumise à la force de Lorentz exercée par le champ em incident :

$$\vec{F} = q\vec{E}_{i} + q\vec{v}_{\text{dans }R} \wedge \vec{B}_{i} \;\; \text{dans } R \; \text{et} \label{eq:force_eq}$$

$$\vec{F}' = q\vec{E}'_i + q\vec{v}_{dans\,R'} \wedge \vec{B}'_i$$
 dans R'. Avec :

$$\vec{v}_{\text{dans R'}} = \vec{v}_{\text{dans R}}$$
 -  $\vec{v}$ 

La force est invariante par changement de référentiel en mécanique classique (  $v \ll c$  ;  $c_0$  célérité de la lumière dans le vide ) :

$$\vec{F} = \vec{F}' \ \Rightarrow \vec{B}'_i = \vec{B}_i \ \ \text{et} \ \ \vec{E}'_i = \vec{E}_i \ + \vec{v} \wedge \vec{B}_i \ .$$

De même, on établit :  $\vec{E}'_r = \vec{E}_r + \vec{v} \wedge \vec{B}_r$  .

$$\vec{E}'_{i} = E_{i}\vec{e}_{y} + v\vec{e}_{x} \wedge \frac{E_{i}}{c}\vec{e}_{z} = \left(1 - \frac{v}{c}\right)\vec{E}_{i} \text{ et}$$

$$\vec{E}'_{r} = E_{r}\vec{e}_{y} + v\vec{e}_{x} \wedge \frac{-E_{r}}{c}\vec{e}_{z} = \left(1 + \frac{v}{c}\right)\vec{E}_{r}.$$

#### 38-

$$\vec{v} = \frac{d\vec{OO'}}{dt} = \frac{dx}{dt}\Big|_{x=X} \vec{e}_x \rightarrow X(t) = vt \text{ si à}$$

t=0, on a X=0.

## <u> 39-</u>

$$\vec{\underline{E}}'_{i}(x = X) + \vec{\underline{E}}'_{r}(x = X) = -\frac{\sigma(X)}{\varepsilon_{0}}\vec{e}_{x}$$
. On

a: 
$$\vec{E}'_{i}(X) = \left(1 - \frac{v}{c}\right) E_{0} \exp(-(\omega_{i}t - k_{i}vt)) et$$

$$\vec{E}'_{r}(X) = \left(1 + \frac{v}{c}\right) r_{a} E_{0} \exp(-(\omega_{r}t - k_{r}vt)) \rightarrow$$

$$r_a = -\frac{c-v}{c+v}$$
 et  $f_r = \frac{c-v}{c+v} f_i$ .

Le fréquence de l'onde réfléchie dépend du mouvement de la cible, c'est l'effet Doppler.

### 310-

$$\frac{f_i - f_r}{f_i} = \frac{2v}{c + v}$$

#### **3111-**

Le spectre est composée de 2 harmoniques de même amplitude et de fréquences

$$f_i + f_r$$
 et  $f_i - f_r$ .

## 3112-

L'opération de multiplication est une opération non-linéaire : elle permet de générer de nouvelles fréquences.

#### 312-

On utilise un filtre passe-bas de fréquence de coupure haute égale à  $f_i$ 

### 3131-

$$\lambda = c/f_i \approx 1.3$$
cm.

#### 3132-

A quelque mètre du radar.

#### <u> 3133-</u>

$$v = \frac{f_i - f_r}{f_i + f_r} c = 112 \text{km/h} > v_{\text{limite}} \rightarrow \text{il ya}$$

infraction.