

5/2/79

9 - Moments Multipolaires d'une distribution de charges, de courants et de magnétisation .

But de ce § : Etudier le champ rayonné au loin par des sources caractérisées par leur densité de charges, leurs courants et leur magnétisation, et dont on se donne la dépendance en \vec{r} et en t .

Montrer que ce champ peut être analysé en ondes multipolaires et que l'amplitude de chacune de ces ondes est reliée à un paramètre caractéristique des sources, qu'on appelle un moment multipolaire.

(a) Equations de Maxwell en présence des sources .

(i) Les sources

$\rho(\vec{r}, t)$: densité de charges. (Pas de polarisation)

$\vec{J}_c(\vec{r}, t)$: courant de conduction .

$\vec{M}(\vec{r}, t)$: magnétisation .

Courant total $\vec{J}(\vec{r}, t) = \vec{J}_c(\vec{r}, t) + \vec{\nabla} \times \vec{M}(\vec{r}, t)$ (VI-1)

Problème physique en arrière plan : sources associées à un électron décrit par le spinor à 2 composantes $\psi(\vec{r}, t)$

$$\begin{cases} \rho(\vec{r}, t) = \psi^+(\vec{r}, t) \psi(\vec{r}, t) \\ \vec{J}_c(\vec{r}, t) = \frac{q \hbar}{2m_i} [\psi^+ (\vec{\nabla} \psi) - (\vec{\nabla} \psi^+) \psi] \\ \vec{M}(\vec{r}, t) = \frac{e \mu_B}{\hbar} \psi^+(\vec{r}, t) \vec{S} \psi(\vec{r}, t) \end{cases} \quad (\text{VI-2})$$

(ii) Equations de Maxwell .

- $\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0$ (VI-3-a)

- $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{\rho}{\epsilon_0}$ (VI-3-b)

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = - \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad (\text{VI-3-c})$$

$$c^2 \vec{\nabla} \times \vec{B} = \frac{1}{\epsilon_0} \vec{J} + \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \quad (\text{VI-3-d})$$

- De (VI-3-b) et (VI-3-d), on déduit l'équation de continuité qui exprime la conservation de la charge

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{J} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0 \quad (\text{VI-4})$$

- Elimination de \vec{E}

$$(\Delta - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2}) \vec{B} = -\mu_0 \vec{\nabla} \times \vec{J} \quad (\text{VI-5})$$

- Elimination de \vec{B}

$$(\Delta - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2}{\partial t^2}) \vec{E} = \frac{1}{\epsilon_0} \left[\vec{\nabla} \rho + \frac{1}{c^2} \frac{\partial}{\partial t} \vec{J} \right] \quad (\text{VI-6})$$

(iii) Régime sinusoïdal

- On suppose que toutes les sources sont monochromatiques :

$$G(\vec{r}, t) = G^{(+)}(\vec{r}) e^{-i\omega_0 t} + \text{c.c.} \quad (\text{VI-7})$$

Si l'on considère les solutions des équations de Maxwell correspondant à un régime forcé, tous les champs ont aussi la même forme. les équations (VI-5, 6) deviennent :

$$(\Delta + k_0^2) \vec{B}^{(+)} = -\mu_0 \vec{\nabla} \times \vec{J}^{(+)} \quad (\text{VI-8})$$

$$(\Delta + k_0^2) \vec{E}^{(+)} = \frac{1}{\epsilon_0} \left[\vec{\nabla} \rho^{(+)} - i \frac{\omega_0}{c^2} \vec{J}^{(+)} \right] \quad (\text{VI-9})$$

- Remarque : une manière commode d'éliminer les régimes transitoires et de ne conserver que le régime forcé consiste à introduire adiabatiquement les sources en remplaçant ω_0 par $\omega_0 + i\varepsilon$ (ε : infiniment petit)

$$e^{-i\omega_0 t} \rightarrow e^{-i(\omega_0 + i\varepsilon)t} = e^{-i\omega_0 t} e^{\varepsilon t} \quad (\text{VI-10})$$

Le facteur de branchement $e^{\varepsilon t}$, nul pour $t = -\infty$, croît lentement vers 1 pour $t = 0$. Si l'on part d'un champ nul pour $t < -\frac{1}{\varepsilon}$, on aboutit à $t = 0$ au régime forcé .

(iv) Transformée de Fourier

$$\vec{G}^{(+)}(\vec{r}) \longleftrightarrow \vec{g}^{(+)}(\vec{k}) \quad (\text{VI-11})$$

(Pour simplifier les notations, on n'écrira plus le $^{(+)}$). (VI-8, 9) deviennent :

$$(k_0^2 - k^2) \vec{B} = -i\mu_0 \vec{k} \times \vec{f} \quad (\text{VI-12})$$

$$(k_0^2 - k^2) \vec{E} = \frac{i}{\epsilon_0} \left[\vec{k} \rho - \frac{k_0}{c} \vec{f} \right] \quad (\text{VI-13})$$

Quant à l'équation de continuité (VI-4), elle devient :

$$\vec{k} \cdot \vec{f} - \omega_0 \rho = 0 \quad (\text{VI-14})$$

(v) Parties longitudinale et transversale des termes sources

- Soit $\vec{S}(\vec{k})$ le terme au 2^{me} membre (terme source) de l'équation (VI-12) donnant \vec{B} .

$$\vec{S}(\vec{k}) = -i\mu_0 \vec{k} \times \vec{f}(\vec{k}) \quad (\text{VI-15})$$

$\vec{S}(\vec{k})$ est transverse (\perp à \vec{k}). Ceci est normal puisque \vec{B} est toujours transverse.

- Soit $\vec{C}(\vec{k})$ le terme analogue pour \vec{E} (cf équation VI-13).

$$\vec{C}(\vec{k}) = \frac{i}{\epsilon_0} \left[\vec{k} \rho(\vec{k}) - \frac{k_0}{c} \vec{f}(\vec{k}) \right] \quad (\text{VI-16})$$

On peut séparer les parties longitudinale $\vec{C}_{||}$ et transversale \vec{C}_{\perp} de \vec{C} :

$$\vec{C} = \underbrace{\frac{\vec{k}}{k^2} \vec{k} \cdot \vec{C}}_{\vec{C}_{||}} + \underbrace{\frac{\vec{k}}{k^2} \times (\vec{C} \times \vec{k})}_{\vec{C}_{\perp}} \quad (\text{VI-17})$$

- D'après (VI-16), on trouve comme terme de (VI-14) :

$$\vec{C}_{||} = \frac{i}{\epsilon_0} (k^2 - k_0^2) \frac{\rho}{k} \vec{n} \quad (\text{VI-18})$$

ce qui reporté dans (VI-13) donne pour $\vec{E}_{||}$

$$\vec{E}_{||} = -\frac{i}{\epsilon_0} \frac{\rho}{k} \vec{n} \quad (\text{VI-19})$$

équation que l'on aurait pu obtenir directement en prenant la T.F. de $\vec{P} \cdot \vec{E} = \frac{\rho}{\epsilon_0}$.

En repassant dans l'espace des \vec{r} , on trouve que $\vec{E}_{||}(\vec{r})$ varie en $\frac{1}{r^2}$ pour r grand et est donc négligeable devant la partie transverse qui varie en $\frac{1}{r}$.

- On trouve de même pour \vec{C}_{\perp}

$$\vec{C}_{\perp} = -c \frac{k_0}{k} \vec{n} \times \vec{S} \quad (\text{VI-20})$$

Au facteur $c \frac{k_0}{k}$ près, \vec{C}_{\perp} se réduit de \vec{S} par une rotation de $-\frac{\pi}{2}$ autour de \vec{n} . Nous nous contenterons donc d'étudier le champ \vec{B} .

(b) Développement des sources et des champs en états de moment cinétique et de paire bien définis.

- \vec{S} et \vec{B} étant transverses, on peut, pour chaque valeur de k , les développer sur la base $\{ \vec{X}_{JM}(\vec{n}), \vec{Z}_{JM}(\vec{n}) \}$:

$$\vec{S}(\vec{k}) = \sum_J \sum_M [S_{JM}^e(k) \vec{X}_{JM}(\vec{n}) + S_{JM}^m(k) \vec{Z}_{JM}(\vec{n})] \quad (\text{VI-21})$$

$$\vec{B}(\vec{k}) = \sum_J \sum_M [B_{JM}^e(k) \vec{X}_{JM}(\vec{n}) + B_{JM}^m(k) \vec{Z}_{JM}(\vec{n})] \quad (\text{VI-22})$$

avec

$$S_{JM}^e(k) = \int d\Omega_k \vec{X}_{JM}^*(\vec{n}) \cdot \vec{S}(\vec{k}) \quad (\text{VI-23})$$

$$S_{JM}^m(k) = \int d\Omega_k \vec{Z}_{JM}^*(\vec{n}) \cdot \vec{S}(\vec{k}) \quad (\text{VI-24})$$

- Reportons les développements (VI-21) et (VI-22) dans (VI-12). Il vient (en se rappelant qu'il faut remplacer k_0 par $k_0 + i\epsilon$) :

$$\mathcal{B}_{JM}^e(k) = \frac{\delta_{JM}^e(k)}{(k_0 + i\epsilon)^2 - k^2} \quad (VI-25)$$

$$\mathcal{B}_{JM}^m(k) = \frac{\delta_{JM}^m(k)}{(k_0 + i\epsilon)^2 - k^2} \quad (VI-26)$$

(c) Comportement asymptotique des champs $\vec{B}(\vec{r})$ et $\vec{E}(\vec{r})$ pour r grand.

- Calculons la contribution à $\vec{B}(\vec{r})$ du terme $\mathcal{B}_{JM}^e(k) \vec{X}_{JM}(\vec{n})$ du développement (VI-22) lorsqu'on remplace dans l'espace des \vec{r} .

$$e^{-i\omega_0 t} \int d^3k \mathcal{B}_{JM}^e(k) \vec{X}_{JM}(\vec{n}) e^{i\vec{k} \cdot \vec{r}} + \text{c.c.} \quad (VI-27)$$

Séparons intégration angulaire et radiale en utilisant (VI-25)

$$e^{-i\omega_0 t} \int k^2 dk \frac{\delta_{JM}^e(k)}{(k_0 + i\epsilon)^2 - k^2} \int d\Omega_k e^{i\vec{k} \cdot \vec{r}} \vec{X}_{JM}(\vec{n}) + \text{c.c.} \quad (VI-28)$$

D'après (IV-14), la dernière intégrale vaut $4\pi(i)^J j_J(kr) \vec{X}_{JM}(\vec{p})$. On a donc :

$$4\pi(i)^J e^{-i\omega_0 t} \underbrace{\vec{X}_{JM}(\vec{p})}_{\substack{\text{Dépendance} \\ \text{temporelle}}} \underbrace{\int_0^\infty k^2 dk}_{\substack{\text{Dépendance} \\ \text{angulaire}}} \underbrace{\frac{j_J(kr) \delta_{JM}^e(k)}{(k_0 + i\epsilon)^2 - k^2}}_{\substack{\text{Dépendance} \\ \text{radiale}}} + \text{c.c.} \quad (VI-29)$$

- Dépendance radiale pour r grand

$$j_J(kr) \underset{r \rightarrow \infty}{\sim} \frac{1}{kr} \sin(kr - J\frac{\pi}{2}) = \frac{1}{2ikr} [e^{i(kr - J\frac{\pi}{2})} - e^{-i(kr - J\frac{\pi}{2})}] \quad (VI-30)$$

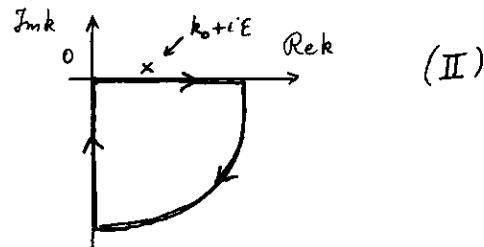
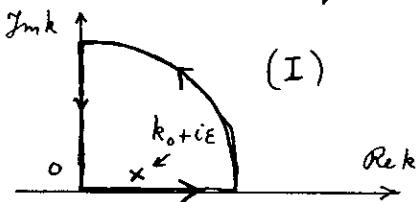
Reportons (VI-30) dans l'intégrale en k de (VI-29). Il vient :

$$\frac{1}{2ir} \left[\underbrace{\int_0^\infty k dk \delta_{JM}^e(k) \frac{e^{i(kr - J\frac{\pi}{2})}}{(k_0 + i\epsilon)^2 - k^2}}_I - \underbrace{\int_0^\infty k dk \delta_{JM}^e(k) \frac{e^{-i(kr - J\frac{\pi}{2})}}{(k_0 + i\epsilon)^2 - k^2}}_II \right] \quad (VI-31)$$

- Evaluation des intégrales I et II par la méthode des résidus (on suppose $\delta_{JM}^e(k)$ suffisamment régulière).

$$e^{\pm ikr} = e^{\pm i(Rek)r} e^{\mp (Imk)r} \quad (VI-32)$$

Comme $r > 0$, il faut fermer le contour vers le haut pour I ($-Imk$ doit être < 0) et vers le bas pour II (Imk doit être < 0)



- Contribution du 1/4 de cercle : zéro dans les 2 cas

- Contribution du pôle en $k_0 + i\epsilon$

$$\text{pour (I)} : \frac{i}{4\pi} \delta_{JM}^e(k_0) e^{i(k_0 r - J\frac{\pi}{2})} \quad (VI-33)$$

$$\text{pour (II)} : 0 \quad (\text{car le 2ème contour n'enferme pas le pôle})$$

On voit ainsi que le fait de remplacer ω_0 par $\omega_0 + i\epsilon$ (établissement adiabatique des sources) revient à supprimer toute onde entrante dans la solution asymptotique.

- Contribution du chemin vertical (ordre de grandeur). On pose $\gamma = 2\pi k$.

$$\sim \int_0^\infty y dy S_{JM}^e(0) \frac{e^{-y r}}{k_0^2} = \frac{S_{JM}^e(0)}{k_0^2 r^2} \int_0^\infty e^{-u} u du \quad (VI-34)$$

Pour $k_0 r \gg 1$, contribution négligeable devant celle du pole.

Conclusions

- Pour $k_0 r \gg 1$, la contribution du terme $B_{JM}^e(k) \vec{X}_{JM}(\vec{n})$ au champ $\vec{B}(\vec{r}, t)$ de l'onde créée par les sources s'écrit donc :

$$\frac{1}{2r} e^{i(k_0 r - \omega_0 t)} \vec{X}_{JM}(\vec{p}) S_{JM}^e(k_0) + c.c. \quad (VI-35)$$

On reconnaît le champ magnétique d'une onde multipolaire électrique libre sortante, d'amplitude $S_{JM}^e(k_0)$.

- Un calcul analogue pour $B_{JM}^m(k) \vec{Z}_{JM}(\vec{n})$ conduit au champ magnétique d'une onde multipolaire magnétique libre sortante d'amplitude $S_{JM}^m(k_0)$

$$\frac{1}{2r} e^{i(k_0 r - \omega_0 t)} \vec{Z}_{JM}(\vec{p}) S_{JM}^m(k_0) + c.c. \quad (VI-36)$$

- Calculs analogues sur les équations donnant \vec{E} . On trouve les champs électriques correspondant à (VI-35) et (VI-36). (On utilise (VI-20) avec $k = k_0$).

- On voit ainsi que les sources rayonnent au loin une série d'ondes multipolaires électriques et magnétiques, ~~les effets~~ l'amplitude de chacune de ces ondes étant $S_{JM}^e(k_0)$ et $S_{JM}^m(k_0)$. Ces coefficients, caractéristiques des sources, et indiquant leur aptitude à rayonner de ondes multipolaires électriques et magnétiques, sont appelés respectivement "moments multipolaires électriques et magnétiques" de ces sources.

(d) Moments multipolaires électriques

(i) Première expression en fonction de $\vec{J}(\vec{r}, t)$

On peut écrire : $S_{JM}^e(k_0) = \int dk \delta(k-k_0) S_{JM}^e(k)$ (VI-37)

c.-à-d d'après (VI-23) et (VI-15) :

$$S_{JM}^e(k_0) = - \frac{\mu_0}{k_0^2} \int d^3k \delta(k-k_0) \vec{X}_{JM}^*(\vec{n}) \cdot (i\vec{k} \times \vec{J}) \quad (VI-38)$$

L'intégrale peut être considérée comme le produit scalaire dans l'espace des \vec{k} de $\delta(k-k_0) \vec{X}_{JM}^*(\vec{n})$ par $i\vec{k} \times \vec{J}$. En utilisant l'égalité de Panserval-Planckien et l'équation (IV-14), on obtient :

$$S_{JM}^e(k_0) = - \frac{\mu_0}{2\pi^2} (i)^3 \int d^3r j_J(k_0 r) \vec{X}_{JM}^*(\vec{p}) \cdot \vec{\nabla} \times \vec{J}^{(+)}(\vec{r}) \quad (VI-39)$$

(ii) Autre expression équivalente

On peut, en utilisant les propriétés du produit mixte, réécrire (VI-38) sous la forme :

$$S_{JM}^e(k_0) = - \frac{\mu_0}{k_0^2} \int d^3k \delta(k-k_0) \underbrace{(\vec{X}_{JM}^*(\vec{n}) \times i\vec{k}) \cdot \vec{J}}_{= -k \vec{Z}_{JM}^*(\vec{n})} \quad d'après (III-47) \quad (VI-40)$$

ce qui donne :

$$S_{JM}^e(k_0) = \frac{\mu_0}{k_0} \int d^3k \delta(k-k_0) \vec{Z}_{JM}^*(\vec{n}) \cdot \vec{J} \quad (VI-41)$$

(iii) Limite des grandes longueurs d'onde (grandes devant les dimensions des sources)

On peut toujours ajouter à (VI-41) la quantité :

$$\frac{\mu_0}{k_0} \int d^3k \delta(k-k_0) C Y_J^M(\vec{n}) \frac{1}{k_0} (\vec{k} \cdot \vec{J} - \omega_0 \rho) \quad (VI-42)$$

qui est nulle d'après VI-14 (c'est une constante arbitraire). On obtient alors

$$\delta_{JM}^e(k_0) = \frac{\mu_0}{k_0} \int d^3k \delta(k-k_0) \left\{ [\vec{Z}_{JM}^*(\vec{n}) + C \vec{N}_{JM}^*(\vec{n})] \cdot \vec{J} - c C Y_J^M(\vec{n}) \rho(\vec{k}) \right\} \quad (VI-43)$$

Choisirons C de manière que le terme en $j_{J+1}(k_0 r)$ auquel donne nécessaire la transformée de Fourier de $\vec{Z}^* + C \vec{N}^*$ soit nul. Lorsqu'on passe dans l'espace des \vec{r} , le terme en $\vec{\rho}(\vec{r})$ est prépondérant devant celui en $\vec{J}(\vec{r})$ [Il varie en $(k_0 r)^J$ alors que le second varie en $(k_0 r)^{J+1}$]. On trouve alors que

$$\delta_{JM}^e(k_0) \text{ proportionnel à } \int d^3r \rho^{(+)}(\vec{r}) r^J Y_J^M(\vec{p}) \quad (VI-44)$$

On retrouve bien l'expression du moment multipoles électrique d'une distribution de charges statique.

c) Moments multipoles magnétiques.

(i) Expression en fonction de $\vec{J}(\vec{r}, t)$

- $\delta_{JM}^m(k_0) = \int dk_0 \delta(k-k_0) \delta_{JM}^m(k)$
 $= - \frac{\mu_0}{k_0^2} \int d^3k \delta(k-k_0) \vec{Z}_{JM}^*(\vec{n}) \cdot i \vec{k} \times \vec{J}$
 $= + \frac{\mu_0}{k_0^2} \int d^3k \delta(k-k_0) [i \vec{k} \times \vec{Z}_{JM}^*(\vec{n})] \cdot \vec{J}$
 $= \frac{\mu_0}{k_0} \int d^3k \delta(k-k_0) \vec{X}_{JM}^*(\vec{n}) \cdot \vec{J}$

$$(VI-45)$$

On a utilisé (VI-24), la propriété du produit mixte, et (III-47).

- En utilisant l'égalité de Parseval-Plancherel et l'équation IV-14, on obtient :

$$\delta_{JM}^m(k_0) = \frac{\mu_0 k_0}{2\pi^2} (i)^J \int d^3r j_J(k_0 r) \vec{X}_{JM}^*(\vec{p}) \cdot \vec{J}^{(+)}(\vec{r}) \quad (VI-46)$$

Or, d'après (III-37),

$$\vec{X}_{JM}^*(\vec{p}) = \frac{i\hbar}{\hbar \sqrt{J(J+1)}} (\vec{r} \times \vec{\nabla}) Y_J^M(\vec{p}) \quad (VI-47)$$

En reportant dans (VI-46) et en utilisant la propriété du produit mixte :

$$\delta_{JM}^m(k_0) = - \frac{\mu_0 k_0}{2\pi^2} \frac{(i)^{J+1}}{\sqrt{J(J+1)}} \int (\vec{\nabla} Y_J^M(\vec{p})) \cdot (\vec{r} \times \vec{J}^{(+)}) j_J(k_0 r) d^3r \quad (VI-48)$$

Par ailleurs :

$$j_J(k_0 r) [\vec{\nabla} Y_J^M(\vec{p})] = \vec{\nabla} [j_J(k_0 r) Y_J^M(\vec{p})] - Y_J^M(\vec{p}) \vec{\nabla} j_J(k_0 r) \quad (VI-49)$$

En reportant dans (VI-48), et en remarquant que $\vec{\nabla} j_J(k_0 r)$, qui est $\parallel \vec{p}$, a un produit scalaire nul avec $\vec{r} \times \vec{J}^{(+)}$, on obtient finalement :

$$\delta_{JM}^m(k_0) = - \frac{\mu_0 k_0}{2\pi^2} \frac{(i)^{J+1}}{\sqrt{J(J+1)}} \int d^3r [\vec{\nabla} j_J(k_0 r) Y_J^M(\vec{p})] \cdot [\vec{r} \times \vec{J}^{(+)}(\vec{r})] \quad (VI-50)$$

(ii) Limite des grande longueurs d'onde.

$$\delta_{JM}^m(k_0) \sim \int d^3r [\vec{\nabla} r^J Y_J^M(\vec{p})] \cdot [\vec{r} \times \vec{J}^{(+)}(\vec{r})] \quad (VI-51)$$

En particulier $J=1$ (moment dipolaire magnétique). On reconnaît les composantes sphériques de

$$\int d^3r \vec{r} \times \vec{J}^{(+)}(\vec{r}) = \int d^3r \vec{r} \times J_C^{(+)}(\vec{r}) + \int d^3r \vec{r} \times (\vec{\nabla} \times \vec{M}^{(+)}(\vec{r})) \quad (VI-52)$$