

Ondes électromagnétiques

Question de cours

Établir l'équation de conservation de la charge électrique en coordonnées cartésiennes à une dimension. Donner sans démonstration la généralisation à trois dimensions.

Exercice 1 : Blocage d'appel

[oral banque PT]

Un téléphone émet un appel, reçu par un second téléphone. On place une plaque de métal devant le second téléphone : il ne reçoit plus l'appel.

- 1 - Donner l'ordre de grandeur de la longueur d'onde et de la fréquence d'une onde téléphonique.
- 2 - Établir l'équation différentielle vérifiée par \vec{E} dans le métal. Comparer cette équation à celle dans le vide. Commenter physiquement.
- 3 - On pose $\vec{E} = \vec{E}_0 e^{i(\omega t - kz)}$. Résoudre l'équation dans le métal.
- 4 - Identifier une distance caractéristique. La calculer numériquement, et interpréter l'expérience.

Éléments de correction de l'exercice 1 :

1 Les téléphones mobiles émettent à des fréquences f de l'ordre de **2 GHz**, ce qui correspond à des longueurs d'onde $\lambda = c/f$ de l'ordre de **15 cm**.

2 On se place dans l'ARQS. D'après l'équation de Maxwell-Faraday,

$$\text{rot } \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \quad \text{d'où} \quad \text{rot rot } \vec{E} = \text{grad}(\text{div } \vec{E}) - \Delta \vec{E} = -\frac{\partial}{\partial t} (\text{rot } \vec{B}).$$

Comme le conducteur est neutre dans l'ARQS, alors d'après l'équation de Maxwell-Gauss $\text{div } \vec{E} = 0$, et d'après l'équation de Maxwell-Ampère, $\text{rot } \vec{B} = \mu_0 \vec{j}$. Alors,

$$-\Delta \vec{E} = -\mu_0 \frac{\partial \vec{j}}{\partial t}$$

et enfin d'après la loi d'Ohm

$$\Delta \vec{E} - \gamma \mu_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \vec{0}.$$

L'équation de propagation dans le vide s'écrit

$$\Delta \vec{E} - \frac{1}{c^2} \frac{\partial^2 \vec{E}}{\partial t^2} = \vec{0}.$$

On constate que l'ordre de la dérivée temporelle n'est pas le même : au lieu d'une équation d'onde, on obtient dans le conducteur une **équation de diffusion**. Cela a pour conséquence physique que l'onde électromagnétique **ne se propage pas** dans le métal, mais lui cède son énergie par effet Joule. L'onde est **absorbée par le métal**.

3 Cherchons une solution de la forme indiquée par l'énoncé. En injectant,

$$-k^2 \vec{E}_0 e^{i(\omega t - kz)} - i\gamma \mu_0 \omega \vec{E}_0 e^{i(\omega t - kz)} = \vec{0}$$

et en simplifiant

$$-k^2 - i\mu_0 \gamma \omega = 0 \quad \text{soit} \quad k^2 = -i\mu_0 \gamma \omega.$$

En prenant la « racine carrée », $-i = e^{-i\pi/2} = (e^{-i\pi/4})^2 = \frac{1-i}{\sqrt{2}}$, il vient

$$k = \pm \frac{1-i}{\sqrt{2}} \sqrt{\mu_0 \gamma \omega}.$$

Dimensionnellement, on identifie une longueur caractéristique

$$\delta = \sqrt{\frac{2}{\mu_0 \gamma \omega}}.$$

Pour identifier la solution physique parmi les solutions mathématiques, il faut donner des conditions aux limites : on peut par exemple supposer que le métal est infini et occupe tout le domaine $z > 0$. Dans le cas, comme l'onde ne peut s'amplifier, il faut avoir $\text{Im } \underline{k} < 0$ et on ne conserve que le terme avec le signe positif. Finalement,

$$\vec{E} = \vec{E}_0 e^{-z/\delta} e^{i(\omega t - z/\delta)}.$$

4 La longueur caractéristique sur laquelle le champ électrique s'atténue est bien sûr δ . Pour un métal, $\gamma \sim 10^7 \text{ S} \cdot \text{m}^{-1}$ (p.ex. $3,7 \cdot 10^7 \text{ S} \cdot \text{m}^{-1}$ pour Al ou $6 \cdot 10^7 \text{ S} \cdot \text{m}^{-1}$ pour Cu), d'où

$$\delta \sim 2 \cdot 10^{-6} \text{ m}.$$

Ainsi, au delà de quelques microns, l'onde électromagnétique est **complètement absorbée par le métal**. Le second téléphone ne reçoit donc plus l'onde émise par le premier pour l'appeler.

Ondes électromagnétiques

Question de cours

Écrire sous forme réelle et sous forme complexe **les** champs d'une onde électromagnétique plane, progressive, harmonique, polarisée rectilignement dans la direction Oy , se propageant dans le vide dans le sens des z décroissants. Nommer les paramètres et le lien qui peut exister entre eux.

Éléments de correction de l'exercice 0 :

On a $\vec{k} = -\frac{\omega}{c} \vec{e}_z$ car propagation dans le sens des z décroissants, $B_0 = E_0/c$, et comme le trièdre $(-k \vec{e}_z, E \vec{e}_y, \vec{B})$ doit être direct alors le champ magnétique est porté par $+\vec{e}_x$.

$$\vec{E} = E_0 e^{i(\omega t + kz)} \vec{e}_y \quad \text{et} \quad \vec{B} = +B_0 e^{i(\omega t + kz)} \vec{e}_x.$$

Exercice 1 : Profondeur de peau

[oral banque PT]


Considérons un conducteur électrique semi-infini de conductivité γ et soumis à un champ

$$\vec{E} = E_0 e^{-\alpha z} e^{j(\omega t - \alpha z)} \vec{u}_x.$$

- 1 - S'agit-il d'une onde plane ? D'une onde progressive ? Que représente α ? Quelles sont la direction et le sens de propagation ? La polarisation ?
- 2 - Calculer le champ \vec{B} associé.
- 3 - Exprimer la moyenne temporelle du vecteur de Poynting.
- 4 - Effectuer un bilan de puissance pour une tranche de conducteur de surface S et de longueur dz . Déterminer la puissance cédée par unité de volume dans le conducteur.
- 5 - Établir une autre expression de la puissance cédée à partir de la loi d'Ohm locale.
- 6 - À partir des deux expressions obtenues, déduire la distance sur laquelle pénètre l'onde avant d'être atténuée.

Éléments de correction de l'exercice 1 :

1 Il s'agit **bien d'une onde plane**, car \vec{E} prend la même valeur en tout point des plans $z = \text{cte}$, mais elle n'est **pas progressive** à cause de l'exponentielle décroissante. Le paramètre α représente à la fois le **vecteur d'onde** et l'**inverse de la longueur d'amortissement** (longueur de peau) de l'onde. L'onde est **polarisée rectilignement** selon \vec{u}_x .

2  **Attention !** Pour pouvoir identifier $\vec{\text{rot}} \leftrightarrow -j \vec{k} \wedge$, il faut écrire l'onde avec un vecteur d'onde complexe, soit

$$\vec{E} = E_0 \exp [j(\omega t - (1 - j)\alpha z)] \vec{u}_x,$$

d'où on identifie $\vec{k} = (1 - j)\alpha \vec{u}_z$. D'après l'équation de Maxwell-Faraday,

$$-j \vec{k} \wedge \vec{E} = -j\omega \vec{B} \quad \text{soit} \quad (1 - j)\alpha \vec{u}_z \wedge E_0 e^{-\alpha z} e^{j(\omega t - \alpha z)} \vec{u}_x = \omega \vec{B}$$

d'où

$$\vec{B} = \frac{(1 - j)\alpha E_0}{\omega} e^{-\alpha z} e^{j(\omega t - \alpha z)} \vec{u}_y.$$

3 Le vecteur de Poynting est défini par

$$\vec{\Pi} = \frac{\vec{E} \wedge \vec{B}}{\mu_0}.$$

Sa moyenne temporelle vaut

$$\langle \vec{\Pi} \rangle = \frac{1}{2} \text{Re} \left(\frac{\vec{E} \wedge \vec{B}^*}{\mu_0} \right).$$

Or

$$\vec{E} \wedge \vec{B}^* = \frac{(1+j)\alpha E_0^2}{\mu_0 \omega} e^{-2\alpha z} \vec{u}_x \wedge \vec{u}_y$$

d'où

$$\langle \vec{\Pi} \rangle = \frac{\alpha E_0^2}{2\mu_0 \omega} e^{-2\alpha z} \vec{u}_z.$$

Attention, les champs complexes ne donnent accès qu'à la moyenne temporelle. Trouver le vecteur de Poynting instantané exige de revenir aux champs réels.

4 Puissance moyenne entrant par la face située en z :

$$\langle \mathcal{P}_e \rangle = \iint \langle \vec{\Pi}(z) \rangle \cdot dS \vec{u}_z = \frac{\alpha E_0^2}{2\mu_0 \omega} S e^{-2\alpha z}.$$

Puissance moyenne sortant par la face située en $z + dz$:

$$\langle \mathcal{P}_s \rangle = \iint \langle \vec{\Pi}(z + dz) \rangle \cdot dS \vec{u}_z = \frac{\alpha E_0^2}{2\mu_0 \omega} S e^{-2\alpha(z+dz)}.$$

La puissance entrant dans le conducteur mais n'en sortant pas est cédée au conducteur. Ainsi,

$$\langle \mathcal{P}_J \rangle = \mathcal{P}_e - \mathcal{P}_s = \frac{\alpha E_0^2}{2\mu_0 \omega} S \left(e^{-2\alpha z} - e^{-2\alpha(z+dz)} \right).$$

En utilisant un développement limité

$$e^{-2\alpha z} - e^{-2\alpha(z+dz)} \simeq 2\alpha e^{-2\alpha z} dz,$$

on obtient

$$\langle \mathcal{P}_J \rangle = \frac{\alpha E_0^2}{2\mu_0 \omega} S \times 2\alpha e^{-2\alpha z} dz$$

et finalement

$$\langle \mathcal{P}_J \rangle = \frac{\alpha^2 E_0^2}{\mu_0 \omega} S e^{-2\alpha z} dz.$$

5 La puissance volumique dissipée par effet Joule vaut $\mathcal{P}_{J,\text{vol}} = \gamma E^2$ donc en moyenne et sur la tranche de volume $S dz$,

$$\langle \mathcal{P}_J \rangle = \frac{1}{2} \text{Re} \left(\gamma \vec{E} \cdot \vec{E}^* \right) S dz$$

soit

$$\langle \mathcal{P}_J \rangle = \frac{\gamma E_0^2}{2} e^{-2\alpha z} S dz.$$

6 Par identification,

$$\frac{\alpha^2 E_0^2}{\mu_0 \omega} S e^{-2\alpha z} dz = \frac{\gamma E_0^2}{2} e^{-2\alpha z} S dz,$$

soit en simplifiant

$$\frac{\alpha^2}{\mu_0 \omega} = \frac{\gamma}{2} \quad \text{d'où} \quad \alpha = \sqrt{\frac{\mu_0 \gamma \omega}{2}}.$$

La longueur de peau $\delta = 1/\alpha$ s'écrit finalement

$$\delta = \sqrt{\frac{2}{\mu_0 \gamma \omega}}.$$

Ondes électromagnétiques

Question de cours

Établir l'équation de propagation d'une onde électromagnétique dans le vide. Comment s'appelle-t-elle? Montrer qu'une onde de la forme $\vec{E}(x,t) = f(x-ct)\vec{e}_x$ en est solution.

Exercice 1 : Bilan de puissance d'un conducteur

[oral banque PT]

Considérons un conducteur cylindrique de rayon R , infini, d'axe Oz , soumis à un champ électrique \vec{E} uniforme et stationnaire orienté suivant \vec{u}_z . On raisonne sur un tronçon de cylindre de longueur ℓ .

- 1 - Quel paramètre caractérise l'aspect conducteur d'un matériau? Donner son unité et un ordre de grandeur.
- 2 - Calculer l'intensité traversant le cylindre.
- 3 - En déduire le champ magnétique créé par le cylindre.
- 4 - Déterminer la puissance dissipée par effet Joule.
- 5 - Exprimer la puissance rayonnée à travers les parois du cylindre.
- 6 - En déduire le bilan de puissance et le commenter.

Éléments de correction de l'exercice 1 :

1 Il s'agit de la **conductivité électrique**, notée γ . Celle du cuivre, l'un des meilleurs conducteurs, est de $6 \cdot 10^7 \text{ S} \cdot \text{m}^{-1}$; à titre de comparaison celle de l'eau de mer n'est que de l'ordre de $5 \text{ S} \cdot \text{m}^{-1}$.

2 D'après la loi d'Ohm locale,

$$\vec{j} = \gamma \vec{E},$$

d'où on déduit l'intensité par calcul du flux au travers d'une section transverse, c'est-à-dire un cercle,

$$I = \iint \vec{j} \cdot d\vec{S} \quad \text{soit} \quad \boxed{I = \pi R^2 \gamma E.}$$

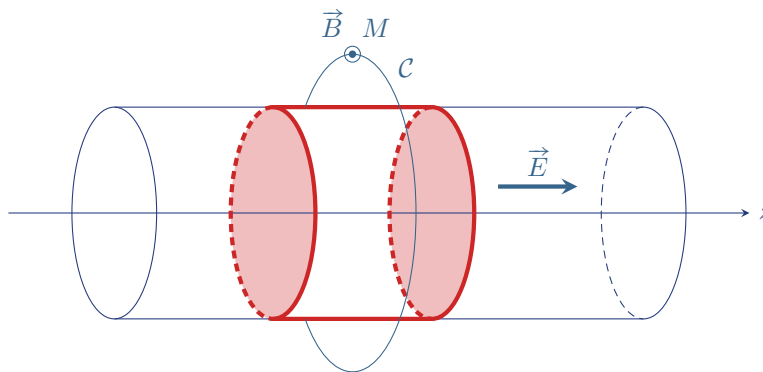


Figure 1 – Bilan de puissance électromagnétique d'un cylindre.

3 Plaçons nous en un point M repéré par ses coordonnées cylindriques, voir figure 1.

• Invariances et symétries :

- ▷ La distribution de courant est invariante par translation le long de l'axe (Oz) et par rotation autour de cet axe, le champ magnétique ne dépend donc que du rayon r .
- ▷ Le plan passant par M est contenant l'axe Oz est plan de symétrie de la distribution de courant, le champ magnétique lui est donc orthogonal : on en déduit qu'il est porté par \vec{u}_θ .
- ▷ Conclusion :

$$\vec{B} = B_\theta(r)\vec{u}_\theta.$$

- **Théorème d'Ampère** : Raisonnons sur un contour \mathcal{C} circulaire de rayon r centré sur l'axe (Oz) et passant par M ,

$$\oint_{\mathcal{C}} \vec{B} \cdot d\vec{\ell} = \mu_0 I_{\text{enl}}.$$

Comme le champ est de même norme sur ce contour, alors

$$\oint_{\mathcal{C}} \vec{B} \cdot d\vec{\ell} = 2\pi r B_{\theta}(r)$$

Le courant enlacé dépend de la position de M :

- ▷ si $r > R$ alors $I_{\text{enl}} = I = \pi R^2 \gamma E$;
- ▷ si $r < R$ alors $I_{\text{enl}} = \pi r^2 j = \pi r^2 \gamma E$

Finalement,

$$\vec{B} = \begin{cases} \frac{\mu_0 \pi R^2 \gamma E}{2\pi r} \vec{u}_{\theta} & r \geq R \\ \frac{\mu_0 \pi r^2 \gamma E}{2\pi r} \vec{u}_{\theta} & r \leq R \end{cases}$$

d'où en simplifiant

$$\vec{B} = \begin{cases} \frac{\mu_0 R^2 \gamma E}{2r} \vec{u}_{\theta} & r \geq R \\ \frac{\mu_0 r \gamma E}{2} \vec{u}_{\theta} & r \leq R \end{cases}$$

- 4 La puissance volumique dissipée par effet Joule s'écrit

$$\mathcal{P}_{\text{J,vol}} = \vec{j} \cdot \vec{E} = \gamma E^2.$$

La puissance dissipée dans le tronçon vaut donc

$$\mathcal{P}_{\text{J}} = \gamma E^2 \ell \pi R^2.$$

- 5 Le vecteur de Poynting s'écrit

$$\vec{\Pi} = \frac{\vec{E} \wedge \vec{B}}{\mu_0}.$$

Comme \vec{E} est porté par \vec{u}_z et \vec{B} par \vec{u}_{θ} alors $\vec{\Pi}$ est porté par \vec{u}_r . Sur les surfaces colorées de la figure 1, son flux est donc nul : il n'est donc pas nécessaire de le calculer. Exprimons-le en $r = R$, seul endroit intéressant.

$$\vec{\Pi} = \frac{1}{\mu_0} \times E \times \frac{\mu_0 R \gamma E}{2} (\vec{u}_z \wedge \vec{u}_{\theta}) = -\frac{R \gamma E^2}{2} \vec{u}_r.$$

Enfin, la puissance rayonnée au travers des parois du tronçon de cylindre est égale au flux sortant du vecteur de Poynting,

$$\mathcal{P}_{\text{ray}} = \oint_{\mathcal{S}} \vec{P}_i \cdot d\vec{S} = \iint_{\mathcal{S}_{\text{lat}}} \vec{\Pi} \cdot d\mathcal{S} \vec{u}_r,$$

d'où

$$\mathcal{P}_{\text{ray}} = -\frac{R \gamma E^2}{2} \times 2\pi R \ell$$

soit

$$\mathcal{P}_{\text{ray}} = -\gamma E^2 \pi R^2 \ell.$$

La puissance rayonnée est négative, ce qui signifie que l'énergie ne sort pas mais entre dans le cylindre au travers des parois.

- 6 On constate l'égalité des deux termes,

$$\mathcal{P}_{\text{J}} + \mathcal{P}_{\text{ray}} = 0.$$

Cela signifie que toute la puissance dissipée par effet Joule dans le cylindre y entre par rayonnement, ce qui est logique puisqu'il n'y a pas d'autre source de puissance dans le tronçon de cylindre étudié. Ce résultat est par ailleurs cohérent avec l'équation intégrale de Poynting,

$$-\frac{d\mathcal{E}_{\text{em}}}{dt} = \oint \vec{\Pi} \cdot d\vec{S} + \mathcal{P}_{\text{J}} = 0,$$

car en régime stationnaire comme ici l'énergie électromagnétique \mathcal{E}_{em} contenue dans le système est constante.

Rappel : Physiquement, l'équation de Poynting s'écrit

– variation d'énergie = puissance rayonnée en surface + puissance dissipée en volume

ce qui se traduit en termes d'équation locale

$$-\frac{\partial u_{em}}{\partial t} = \operatorname{div} \vec{\Pi} + \vec{j} \cdot \vec{E}$$

et en termes d'équation intégrale

$$-\frac{d\mathcal{E}_{em}}{dt} = \oint \vec{\Pi} \cdot d\vec{S} + \iiint \mathcal{P}_{J,vol} dV.$$

Ondes électromagnétiques

Exercice 1 : Champs d'un laser

[oral banque PT]

- 1 - Écrire le vecteur champ électrique d'une onde de pulsation ω se déplaçant selon Oz polarisée rectilignement.
 - 2 - Comment caractériser expérimentalement le caractère polarisé d'une onde ?
 - 3 - On dispose d'un laser d'une puissance de 1 mW. Déterminer les amplitudes des champs électrique et magnétique.
- Donnée : $\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \text{ H} \cdot \text{m}^{-1}$.

Éléments de correction de l'exercice 1 :

- 1 Cf. cours : $\vec{E} = E_0 \cos(\omega t - kz) \vec{u}_x$ avec $k = \omega/c$ et \vec{u}_x la direction de polarisation.
- 2 Cf. cours : l'intensité lumineuse en sortie d'un polariseur est nulle pour une certaine position, dans laquelle l'axe passant du polariseur est orthogonal à la direction de polarisation.
- 3 On assimile l'air au vide. D'après la relation de structure,

$$\vec{B} = \frac{\vec{k} \wedge \vec{E}}{\omega} = \vec{u}_z \wedge \frac{\vec{E}}{c} \quad \text{soit} \quad \vec{B} = \frac{E_0}{c} \cos(\omega t - kz) \vec{u}_y.$$

Le vecteur de Poynting s'écrit

$$\vec{\Pi} = \frac{\vec{E} \wedge \vec{B}}{\mu_0} = \frac{E_0^2}{\mu_0 c} \cos^2(\omega t - kz) \vec{u}_z.$$

En modélisant le faisceau laser par un faisceau cylindrique de rayon $a = 2 \text{ mm}$ (diffraction négligeable), la puissance moyenne portée par le faisceau vaut donc

$$\mathcal{P} = \langle ||\vec{\Pi}|| \rangle \times \pi a^2 = \frac{E_0^2 \pi a^2}{\mu_0 c}.$$

On en déduit

$$E_0 = \sqrt{\frac{\mathcal{P} \mu_0 c}{\pi a^2}} = 1,7 \cdot 10^2 \text{ V} \cdot \text{m}^{-1} \quad \text{et} \quad B_0 = \frac{E_0}{c} = 5,8 \cdot 10^{-7} \text{ T}.$$