Condensé Physique BA1-INFO

Elliot Huet (571635)

 $22~\mathrm{mai}~2024$

Table des matières

XII Induction Électromagnétique, et Inducteurs	
XII.1 Conditions pour créer des courants induits	
XII.2 Lois de Faraday et Lenz	
XII.2.1 Loi de Faraday	
XII.2.2 Loi de Lenz	
XII.2.3 Faraday et Lenz combinées	
XII.3 Inductance et Inducteurs	
XII.3.1 Inductance Mutuelle	
XII.3.2 Auto-Inductance	
XII.3.3 Inducteur	
XII.4 Circuits RL	
XII.5 Énergie Emmagasinée dans un Inducteur	
XII.6 Circuits LC et Oscillations Électromagnétiques	
All of Circuits Be et Osemations Electromagnetiques	•
XIII Circuits à Courant Alternatif : Déphasage, Représentation de Fresnel, Phaseurs, et	t
Réactance	
XIII.1 Source de f.é.m. alternative	
XIII.2 Circuits AC simples	
XIII.2.1 Circuits à une résistance	
XIII.2.2 Circuits à un condensateur	
XIII.2.3 Circuits à un inducteur	
XIII.3 Circuit AC RLC en série	
XIII.4 Représentation de Fresnel	
XIII.5 Phaseurs	
XIII.5.1 Circuit RLC	
XIII.6 Réactance	
XIII.6.1 Réactance Capacitive	
XIII.6.2 Réactance Capacitive	
XIV Circuits à Courant Alternatif : Impédance, Puissance, Facteur de Qualité, et Largeur	r
de Bande	
XIV.1 Impédance Complexe	
XIV.1.1 Résistances	
XIV.1.2 Condensateurs	
XIV.1.3 Inducteurs	
XIV.2 Impédance d'un Circuit RLC en Série	
XIV.3 Impédences en série et en parallèle	
XIV.3.1 En série	
XIV.3.2 En parallèle	
XIV.4 Puissance Dissipée en AC	
XIV.4.1 Résistances	
XIV.4.2 Condensateurs	
XIV.4.3 Inducteurs	
XIV.4.4 Puissance moyenne	
XIV.5 Phénomène de résonance	
XIV.5.1 Fréquence de Résonnance pour un Circuit RLC	
XIV.6 Facteur de Qualité	
XIV.6.1 Circuit RLC en Série	
XIV.7 Largeur de Bande	
VIV 7.1 Circuit DLC on Cório	•

XII Induction Électromagnétique, et Inducteurs

XII.1 Conditions pour créer des courants induits

- Lorsqu'un champ magnétique au travers d'une boucle de conducteur varie.
- Pour une boucle de conducteur flexible située dans un champ magnétique constant et uniforme : lorsque l'aire délimitée par cette boucle est modifiée.
- Pour une boucle de conducteur d'aire constante : lorsque l'on fait tourner la boucle par rapport à la direction du champ.

XII.2 Lois de Faraday et Lenz

XII.2.1 Loi de Faraday

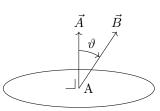
$$|\xi_{\rm ind}| = \left| \frac{d\Phi_B}{dt} \right|$$

Avec Φ_B étant le flux magnétique en Weber (Wb).

$$1Wb = 1T \cdot 1m^2$$

Boucle Uniforme et Plane

$$\Phi_B = A \cdot B \cdot \cos \vartheta$$



En définissant \vec{A} comme le vecteur perpendiculaire à la boucle de longueur A :

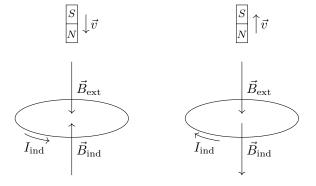
$$\Rightarrow \Phi_B = \vec{A} \cdot \vec{B}$$
 pour \vec{B} uniforme

Champ non Uniforme/ Boucle non Plane

$$\Phi_B = \int \vec{B} \cdot d\vec{A}$$

XII.2.2 Loi de Lenz

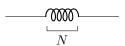
Le sens du courant induit est tel que le champ magnétique qu'il produit s'oppose à la variation de flux qu'il produit.



XII.2.3 Faraday et Lenz combinées

$$\xi_{\rm ind} = -\frac{d\Phi_B}{dt}$$

Cas d'un bobinage de N spires

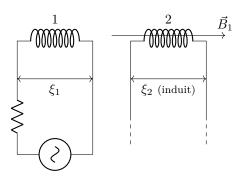


Si Φ_B dans chaque spire est identique, alors chaque spire est siège d'une f.é.m.

$$\xi_{\rm ind} = -N \frac{d\Phi_B}{dt}$$

XII.3 Inductance et Inducteurs

XII.3.1 Inductance Mutuelle



Avec Φ_{21} le flux magnétique créé dans chaque spire de la bobine 2 par le champ magnétique variable \vec{B}_1 créé par le courant I_1 circulant dans la bobine 1. D'où $N_2\Phi_{21}$ est le flux magnétique traversant la bobine 2 entière.

$$\xi_2 = -\frac{d(N_2 \Phi_{21})}{dt} = -N_2 \frac{d\Phi_{21}}{dt}$$

En posant
$$N_2 \Phi_{21} = MI_1$$

Avec M la constante de proportionnalité d'inductance mutuelle.

$$\Rightarrow \xi_2 = -M \frac{dI_1}{dt}$$

XII.3.2 Auto-Inductance

Un courant variable dans un circuit provoque un flux magnétique variable au sein de ce même circuit.

$$\xi_1 = -N_1 \frac{d\Phi_{11}}{dt}$$
 En posant $N_1 \Phi_{11} = LI_1$
$$\Rightarrow \xi_1 = -L \frac{dI_1}{dT_t}$$

Avec L l'auto-inductance.

XII.3.3 Inducteur

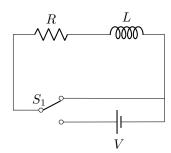
Élément de circuit ayant une auto-inductance non-négligeable. En général : une bobine.

L'unité d'inductance est le Henry (H)

$$1H = \frac{1Wb}{A} = \frac{1V \cdot s}{A}$$

XII.4 Circuits RL

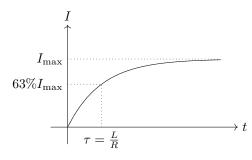
Circuit comportant une résistance R et un inducteur L.



Connexion de la Pile Au moment où l'interrupteur S_1 est enclenché un courant initialement nul augmente. Cette variation de courant produit une f.é.m. dans l'inducteur :

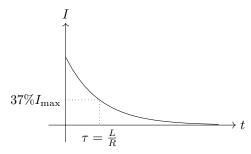
$$\begin{split} V_L &= -L\frac{dI}{dt}\\ V - L\frac{dI}{dt} &= RI \qquad \text{Kirchhoff et Ohm}\\ \Rightarrow I &= \frac{V}{R}(1-e^{\frac{-t}{\tau}}) \end{split}$$

Avec $\tau = \frac{L}{R}$: le temps requis pour que le courant atteigne 63% de sa valeur maximum.



Déconnexion de la Pile

$$I = I_0 e^{\frac{-t}{\tau}}$$

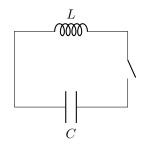


XII.5 Énergie Emmagasinée dans un Inducteur

$$U = \frac{1}{2}LI^2$$

XII.6 Circuits LC et Oscillations Électromagnétiques

Circuit composé d'une inductance L et d'un capaciteur C portant une charge Q.

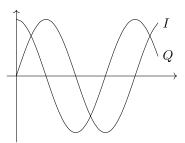


$$V_L = -L\frac{dI}{dt} \Leftrightarrow \frac{Q}{C} = L\frac{dI}{dt}$$

$$\Leftrightarrow \frac{d^2Q}{dt^2} + \frac{1}{LC}Q = 0$$
Solution $Q(t) = Q_0 \cos(\omega t + \varphi)$

Avec $\omega=\sqrt{\frac{1}{LC}}$ la fréquence angulaire, Q_0 l'amplitude, et φ la phase.

$$I(t) = \frac{-Q}{dt} = \omega Q_0 \sin(\omega t + \varphi)$$



Fermeture de l'Interrupteur Au moment où l'on ferme l'interrupteur, l'armature gauche porte une charge $+Q_0$ et celle de droite une charge $-Q_0$. Une fois l'interrupteur fermé, le condensateur se décharge complètement, et on atteint un maximum pour I. Le courant continue de faire circuler les charges de l'armature gauche vers l'armature droite. Lorsque la tension devient finalement nulle, l'armature gauche du condensateur porte une charge $-Q_0$ et celle de droite une charge $+Q_0$. Le courant repart alors dans l'autre sens.

Énergie Totale Initiale Stockée dans le Condensateur

$$U_{\text{tot}} = \frac{1}{2} \frac{Q_0^2}{C} = \frac{1}{2} L I_0^2$$

XIII Circuits à Courant Alternatif : Déphasage, Représentation de Fresnel, Phaseurs, et Réactance

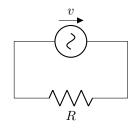
XIII.1 Source de f.é.m. alternative



Exemple Centrale Électrique

XIII.2 Circuits AC simples

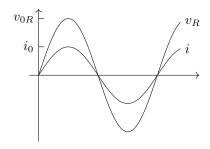
XIII.2.1 Circuits à une résistance



$$v_R = v$$
 Kirchhoff $v_R = Ri$ Ohm
$$\Rightarrow v = Ri$$

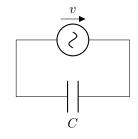
$$= \frac{v_{0R}}{R} \sin(\omega T + \varphi)$$

$$= i_0 \sin(\omega t + \varphi)$$
 Avec $v_{0R} = i_0 R$

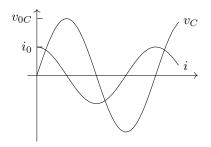


i et v_R ont la même fréquence $f=\frac{\omega}{2\pi}$ et sont en phase.

XIII.2.2 Circuits à un condensateur



$$\begin{split} v_C &= v & \text{Kirchhoff} \\ v_C &= \frac{q}{C} & \text{Chap X} \\ i &= \frac{dq}{dt} & q \to i \\ \Rightarrow dq &= idt = i_0 \sin(\omega t) dt \\ \Leftrightarrow q &= \frac{-i_0}{\omega} \cos(\omega t) = \frac{i_0}{\omega} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2}) \\ \Rightarrow v &= \frac{i_0}{\omega C} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2}) = v_{0C} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2}) \\ \text{Avec} \quad v_{0C} &= \frac{i_0}{\omega C} \end{split}$$

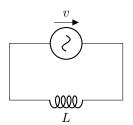


i et v_C ont la même fréquence $f=\frac{\omega}{2\pi}$ mais ne sont pas en phase. Il y a un déphasage de $\varphi=\frac{\pi}{2}$. vC est en retard par rapport à i d'un angle $\frac{\pi}{2}$.

XIII.2.3 Circuits à un inducteur

Note – Loi de Lenz et Loi d'Ohm Une bobine s'oppose au passage du courant alternatif. Ce comportement est similaire à une résistance qui s'oppose au passage du courant continu.

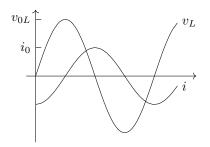
$$\begin{aligned} \text{Ohm} : V_A - V_B &= RI \\ \text{Lenz} : V_A - V_B &= L \frac{di}{dt} \end{aligned}$$



$$v = L\omega i_0 \cos(\omega t)$$

$$= L\omega i_0 \sin(\omega t + \frac{\pi}{2})$$

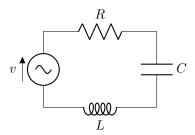
$$= v_{0L} \sin(\omega t + \frac{\pi}{2})$$
Avec $v_{0L} = i_0 \omega L$



i et v_L ont la même fréquence $f = \frac{\omega}{2\pi}$ mais ne sont pas en phase. Il y a un déphasage de $\varphi = \frac{\pi}{2}$. v_L devance i d'un angle $\frac{\pi}{2}$.

XIII.3 Circuit AC RLC en série

Circuit RLC Circuit comportant une résistance R, un inducteur L, et un capaciteur C en série.



Un même courant i circule dans le circuit.

$$i_R = i_C = i_L = i = i_0 \sin(\omega t)$$

D'où on trouve les tensions suivantes :

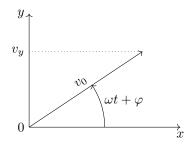
$$\begin{aligned} v_R &= Ri_0 \sin(\omega t) = v_{0R} \sin(\omega t) \\ v_C &= \frac{1}{\omega C} i_0 \sin(\omega t - \frac{\pi}{2}) = v_{0C} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2}) \\ v_L &= \omega Li_0 \sin(\omega t + \frac{\pi}{2}) = v_{0L} \sin(\omega t + \frac{\pi}{2}) \end{aligned}$$

Par la loi des Mailles :

$$v_{\text{source}} = v_R + v_C + v_L$$

XIII.4 Représentation de Fresnel

Vecteur de Fresnel Une tension $v = v_0 \sin(\omega t + \varphi)$ est représentée dans le plan Oxy par un vecteur de longueur égale à l'amplitude de la tension v_0 faisant un angle $\omega t + \varphi$ avec l'axe Ox.



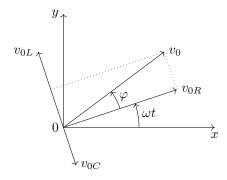
La tension intantanée est donnée par v_y :

$$v_y = v_0 \sin(\omega t + \varphi)$$

 $v_{\rm source}$ devient une relation entre les composantes y des vecteurs représentant les trois différentes tensions instantanées :

$$v_y = V_{Ry} + V_{Cy} + v_{Ly}$$

Trouver la tension instantanée Revient à faire la somme des vecteurs v_R , v_C , et v_L et de projeter la résultante v_0 sur l'axe Oy.



Avec v_0 l'amplitude de v donnée par :

$$v_0 = \sqrt{(v_{0L} - v_{0C})^2 + v_{OR}^2}$$

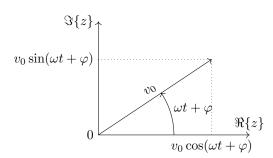
Et φ l'angle que v fait avec i donné par :

$$\cos \varphi = \frac{v_{0R}}{v_0}$$
 ou $\tan \varphi = \frac{v_{0L} - v_{0C}}{v_{0R}}$

XIII.5 Phaseurs

Représentation dans le plan complexe On représente la tension par un point complexe qui est l'extrémité du vecteur de Fresnel

$$z = x + jy$$
 où $j = \sqrt{-1}$



$$\Rightarrow z = v_0[\cos(\omega t + \varphi) + j\sin(\omega t + \varphi)]$$
$$= v_0 e^{j(\omega t + \varphi)} = v_0 e^{j\omega t} e^{j\varphi}$$

La tension instantanée est donnée par :

$$v = \Im\{v_0 e^{j(\omega t + \varphi)}\}\$$

Phaseur Dans la représentation de Fresnel, la relation de phase entre les différentes tensions reste constante. On peut donc travailler avec le phaseur \tilde{v} : un nombre complexe associé à une tension instantanée d'amplitude v_0 et de phase φ .

$$\tilde{v} = v_0 e^{j(\omega t + \varphi)}$$

XIII.5.1 Circuit RLC

On a les phaseurs suivants :

$$\tilde{v}_R = v_{0R} \qquad \text{car } \varphi = 0$$

$$\tilde{v}_C = v_{0C}e^{-j\frac{\pi}{2}} = -v_{0C}j \qquad \text{car } \varphi = \frac{-\pi}{2}$$

$$\tilde{v}_L = v_{0L}e^{j\frac{\pi}{2}} = v_{0L}j \qquad \text{car } \varphi = \frac{\pi}{2}$$

$$\Rightarrow \tilde{v} = \tilde{v}_R + \tilde{v}_C + \tilde{v}_L$$

$$= v_{0R} + (v_{0L} - v_{0C})j$$

On en déduit l'amplitude v_0 et la phase φ :

$$v_0 = |\tilde{v}| = \sqrt{v_{0R}^2 + (v_{0L} - v_{0C})^2}$$
$$\cos \varphi = \frac{\Re{\{\tilde{v}\}}}{|\tilde{v}|} = \frac{v_{0R}}{v_0}$$

XIII.6 Réactance

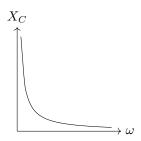
XIII.6.1 Réactance Capacitive

Quantifie la manière dont un condensateur freine le courant. X_C exprimé en Ohm (Ω) .

$$X_C = \frac{v_{0C}}{i_0}$$

$$X_C = \frac{1}{\omega C}$$
 avec $i_0 = \omega C v_{0C}$

 X_C diminue lorsque ω augmente. Plus la fréquence est frande, moins les charges ont le temps de s'accumuler sur les armatures du condensateur, et moins ce dernier freine l'accès aux électrons.



Courant DC Pour un courant DC : $\omega = 0$. Ceci mène à une réactance capacitive qui tend vers $+\infty$.

XIII.6.2 Réactance Capacitive

Quantifie la manière dont un inducteur freine le courant. X_L exprimé en Ohm (Ω) .

$$X_C = \frac{v_{0L}}{i_0}$$

$$X_C = \omega L \quad \text{avec} \quad i_0 = \frac{v_{0L}}{\omega L}$$

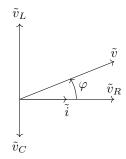
$$X_L$$

XIV Circuits à Courant Alternatif : Impédance, Puissance, Facteur de Qualité, et Largeur de Bande

XIV.1 Impédance Complexe

Valeur généralisant la notion de résistance, réactance capacitive, et réactance inductive : elle caractérise la manière dont le circuit freine le courant.

$$Z = \frac{\tilde{v}}{\tilde{i}}$$



$$|Z| = \left| \frac{\tilde{v}}{\tilde{i}} \right| = \left| \frac{v_0 e^{j\varphi}}{i_0} \right| = \frac{v_0}{i_0} = \frac{v_{\text{eff}}}{i_{\text{eff}}}$$

Relation entre Impédance et Déphasage

$$\cos\varphi = \frac{\Re\{Z\}}{|Z|} \qquad et \qquad \tan\varphi = \frac{\Re\{Z\}}{\Im\{Z\}}$$

XIV.1.1 Résistances

$$Z_R = \frac{v_{0R}}{I_0} = \frac{RI_0}{i_0} = R$$

Car $\tilde{i}=i_0e^{j\varphi}$ et $\tilde{v}=v_{0R}e^{j\varphi}$ ont un déphasage nul.

$$\Rightarrow Z_R = |Z_R| = R$$

XIV.1.2 Condensateurs

$$Z_C = \frac{-V_{0C}j}{i_0} = \frac{\frac{-i_0}{\omega C}}{i_0}j = \frac{-j}{\omega C} = \frac{1}{\omega Cj}$$

Comme $-j^2 = 1 \Leftrightarrow -j = \frac{1}{i}$.

$$Z_C = -X_C j$$
$$|Z_C| = X_C$$

XIV.1.3 Inducteurs

$$Z_L = \frac{V_{0L}j}{i_0} = \frac{\omega L i_0}{i_0} j = \omega L j$$

$$\Rightarrow Z_L = X_L j$$

$$|Z_L| = X_L$$

XIV.2 Impédance d'un Circuit RLC en Série

$$Z = \frac{\tilde{v}}{\tilde{i}} = \frac{V_{0R} + (V_{0L} - V_{0C})j}{i_0}$$

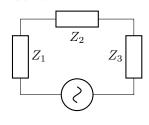
$$= \frac{V_{0R}}{i_0} + \left(\frac{V_{0L}}{i_0} - \frac{V_{0C}}{i_0}\right)j$$

$$\Rightarrow Z = R + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)j$$

$$|Z| = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

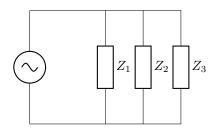
XIV.3 Impédences en série et en parallèle

XIV.3.1 En série



$$Z_{\rm eq} = \sum_{i=1}^{n} Z_i$$

XIV.3.2 En parallèle



$$\frac{1}{Z_{\text{eq}}} = \sum_{i=1}^{n} \frac{1}{Z_i}$$

XIV.4 Puissance Dissipée en AC

La puissance électrique instantanée en AC est donnée par :

$$p = vi$$

XIV.4.1 Résistances

$$p = Ri^2 = Ri_0^2 \sin^2(\omega t)$$

Avec un taux moyen de :

$$\langle p \rangle = i_{\text{eff}}^2 R = \frac{V_{\text{eff}}^2}{R}$$

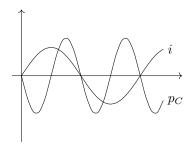
XIV.4.2 Condensateurs

$$p=v_{0C}\sin(\omega t-\frac{\pi}{2})i_0\sin(\omega t))=-\frac{V_{0C}^2C}{2}\sin(2\omega t)$$

$$\langle p \rangle = -\frac{1}{T} \int_0^T \frac{V_{0C}^2 C}{2} \sin(2\omega t) dt = 0$$

Un condensateur ne dissipe pas d'énergie sur un nombre demi-entier de périodes. Pendant un quart de cycle, le condensateur emmagasine de l'énergie : vi est positif; pendant le quart suivant du cycle : vi est négatif. Ce qui s'additionne pour donner une puissance nulle.

Une résistance n'emmagasine pas l'énergie : elle la dissipe en chaleur et ne la restitue donc pas à la source

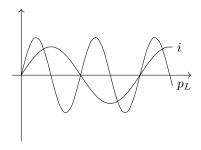


XIV.4.3 Inducteurs

$$p = v_{0L}\sin(\omega t + \frac{\pi}{2})i_0\sin(\omega t) = \frac{1}{2}v_{0L}i_0\sin(2\omega t)$$

$$\langle p \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T \frac{1}{2} \frac{V_{0L}^2}{\omega L} \sin(2\omega t) dt = 0$$

Pour les même raisons que pour un condensateur, la puissance moyenne d'un inducteur est nulle.



XIV.4.4 Puissance moyenne

Seule la partie résistive du circuit dissipe de l'énergie.

$$\langle p \rangle = \Re\{Z\} i_{\text{eff}}^2$$

 $\Rightarrow \langle p \rangle = i_{\text{eff}} v_{\text{eff}} \cos \varphi$

XIV.5 Phénomène de résonance

Alors que la composante réelle résistive d'une impédance ne dépend pas de la fréquence angulaire ω , la partie imaginaire vaire avec celle-ci. D'où dans un circuit non purement résistif |Z| varie avec ω et donc $I_{\rm eff}$ varie avec ω pour $V_{\rm eff}$ fixe.

Fréquence de Résonnance Fréquence angulaire ω_0 telle que |Z| atteint un minimum et donc i atteint un maximum.

XIV.5.1 Fréquence de Résonnance pour un Circuit RLC

Pour un circuit RLC, ω_0 et $i_{\text{eff}}^{\text{max}}$ valent :

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$
 et $i_{\text{eff}}^{\text{max}} = \frac{V_{\text{eff}}}{R}$

XIV.6 Facteur de Qualité

Défini comme:

 $Q = \frac{2\pi \cdot \text{\'e}nergie max emmagasin\'ee dans le circuit}{\text{\'e}nergie dissip\'ee par cycle}$

XIV.6.1 Circuit RLC en Série

À la résonnance, le facteur de qualité vaut :

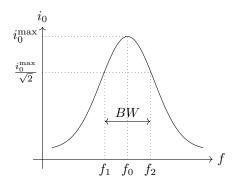
$$Q_0 = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$

XIV.7 Largeur de Bande

BW ou Bandwidth en anglais.

Différence entre deux fréquences auquelles le courant ne vaut que $\frac{1}{\sqrt{2}}$ fois le courant maximum.

$$BW = f_2 - f_1$$



XIV.7.1 Circuit RLC en Série

Pour le circuit RLC en série, on établit la relation entre la largeur de bande et le facteur de qualité :

$$Q_0 = \frac{f_0}{DW}$$