

I Cours d'électricité

- 1) impédances équivalentes
 - a) Démontrer l'expression de l'impédance équivalente à m dipôles d'impédance Z_i (i de 1 à m), associés en série.
 - b) Démontrer l'expression de l'impédance équivalente à n dipôles d'impédance Z_j (j de 1 à n), associés en dérivation.
 - c) En déduire l'impédance équivalente à p dipôles identiques d'impédance Z et associés en dérivation.
- 2) Quel est l'argument de l'impédance complexe d'un dipôle pour lequel tension aux bornes et intensité du courant sont en phase ?

II Flash d'appareil photo

On envisage un moyen simplifié d'obtenir, à partir d'une source de tension constante E , sans autre apport d'énergie extérieure :

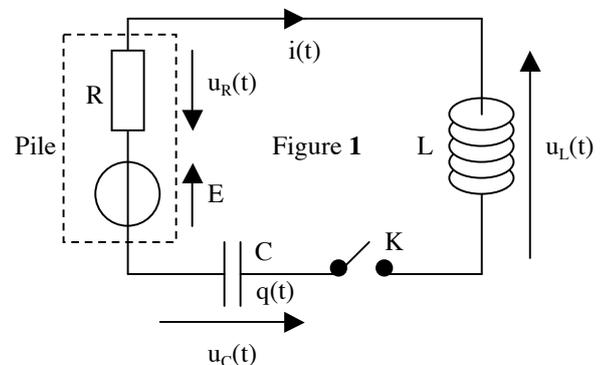
- une tension alternative sinusoïdale ;
- une tension constante E' très supérieure à E ($E' \approx 200E$).

Le problème est considéré dans le cadre de l'approximation des régimes quasi-stationnaires (ARQS).

Cet exercice porte sur l'étude d'un montage électrique capable d'alimenter le flash d'un appareil photographique, à l'aide d'une petite pile du commerce, de force électromotrice (f.e.m.) continue $E = 1,5V$.

A - Obtention d'un courant alternatif sinusoïdal

Une association série « L, C » constituée d'un condensateur de capacité C et d'une bobine d'inductance L , est alimentée par une pile de f.e.m. E constante (source indépendante de tension) et de résistance interne R (voir figure 1) A l'instant initial $t = 0$, le condensateur de capacité C est déchargé $q(t = 0) = 0$ et l'interrupteur K est actionné afin de fermer le circuit.



- 1) Donner, sans calcul, les valeurs, à l'instant initial, des tensions $u_R(t = 0)$ (aux bornes du résistor) et $u_C(t = 0)$ (aux bornes du condensateur).
- 2) En déduire la valeur de $u_L(t = 0)$.
- 3) Etablir l'équation différentielle vérifiée par la tension $u_L(t)$ aux bornes de la bobine. Cette équation se met sous la forme :

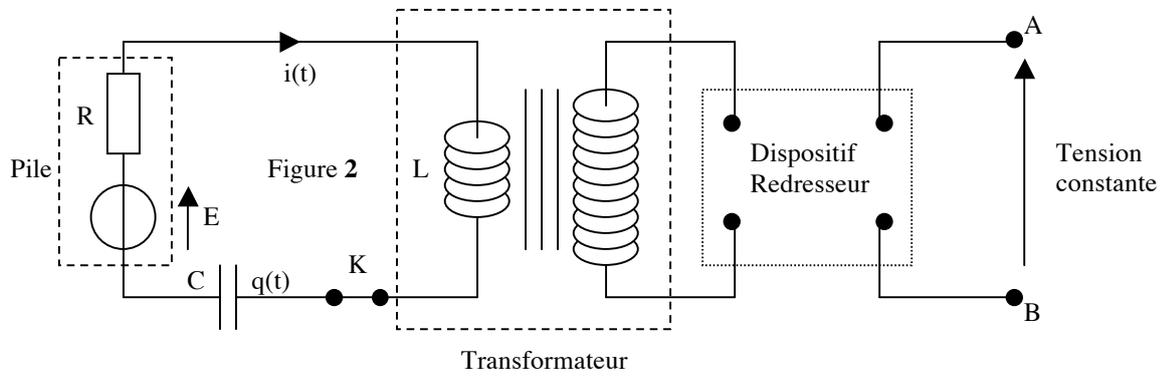
$$(E) \quad \frac{d^2 u_L}{dt^2} + a \frac{du_L}{dt} + b u_L(t) = 0$$

où a et b sont des constantes.

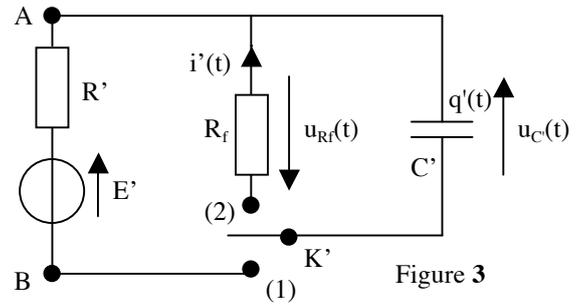
- 4) Exprimer les constantes a et b en fonction des données de l'énoncé.
- 5) Premier cas : la résistance est négligeable (absence du terme d'amortissement)
 - a) Résoudre l'équation (E), sachant que $R = 0$, et écrire l'expression de la fonction $u_L(t)$. Quelle est la nature de cette tension ?
 - b) Exprimer, en fonction des données de l'énoncé, la pulsation propre du circuit ω_0 .
 - c) Dessiner l'allure de la courbe représentative de la fonction $u_L(t)$.
- 6) Second cas : la résistance n'est plus négligeable, et les composants du circuit sont tels que la relation $R < 2\sqrt{\frac{L}{C}}$ est vérifiée.
 - a) Résoudre l'équation (E) et écrire la nouvelle expression de la fonction $u_L(t)$.
 - b) Exprimer, en fonction des données de l'énoncé, la pseudo-pulsation Ω de la fonction $u_L(t)$.
 - c) Dessiner l'allure de la courbe représentative de la fonction $u_L(t)$.
- 7) Conclusion : pour quelle(s) valeur(s) de R la tension $u_L(t)$ sera-t-elle alternative sinusoïdale ?

B - Alimentation du flash

Solénoïde à faible nombre de spires, la bobine précédente est en réalité le « primaire » d'un transformateur, dont le « secondaire » est assuré par un second solénoïde, à nombre de spires beaucoup plus important. Ces deux enroulements sont liés magnétiquement par un noyau en fer doux. Ce dispositif permet de fournir, à partir de la tension alternative supposée sinusoïdale $u_L(t)$, de pulsation ω et d'amplitude U_{Lm} aux bornes du primaire, une tension alternative sinusoïdale $u'(t)$, de pulsation ω et d'amplitude $U'_m = kU_{Lm}$ aux bornes du secondaire, avec $k > 1$ ($k \approx 200$ dans le cadre d'un flash d'appareil photographique). La tension variable ainsi produite aux bornes du « secondaire » est ensuite « redressée » afin d'obtenir aux bornes du dipôle AB une tension constante (figure 2).



Le dipôle AB, équivalent à un générateur de Thévenin, de f.e.m. E' constante (avec $E' = 200E$) et de résistance R' , permet d'alimenter le flash (figure 3). Lorsque l'interrupteur K' est en position (1), le dispositif assure la charge d'un condensateur de capacité C' . Dès que la charge du condensateur a pratiquement atteint sa valeur maximale q'_o , le flash est prêt à fonctionner. A l'instant initial $t = 0$, la mise en place de l'interrupteur K' en position (2) permet la décharge du condensateur dans le résistor symbolisant le flash de résistance R_f , ce qui provoque l'émission d'un éclair lumineux.



- 1) Exprimer, en fonction de C' et E' , la charge maximale q'_o du condensateur.
- 2) Soit $i'(t)$ l'intensité du courant qui circule dans le résistor de résistance R_f (orientation donnée sur la figure 3). Déterminer, pour $t \geq 0$, l'expression de la fonction $i'(t)$.
- 3) Dessiner l'allure de la courbe représentative de la fonction $i'(t)$.
- 4) Exprimer, en fonction de R_f et C' , l'ordre de grandeur Δt du temps nécessaire à la décharge du condensateur.
- 5) Application numérique : $R_f = 10 \Omega$; $C' = 10^{-4} F$. Proposer une valeur numérique de Δt .

III Grandeur efficaces et déphasage

Soit le montage ci-contre constitué de 3 dipôles placés en dérivation.

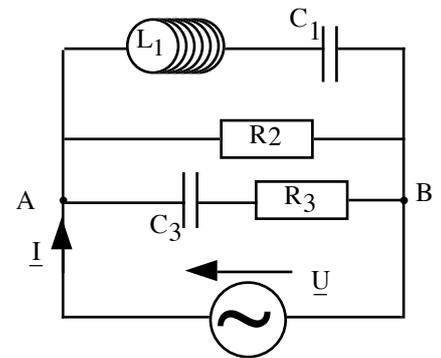
L'ensemble est alimenté par un signal sinusoïdal de fréquence $f = 120\,000 \text{ Hz}$ et dont la tension efficace est $U = 12V$; on notera $u(t) = U\sqrt{2} \cos \omega t$ la tension délivrée par le générateur. On notera ainsi les différentes intensités du courant :

$$i(t) = I\sqrt{2} \cos(\omega t + \varphi) \text{ dans la branche contenant le générateur.}$$

$$i_1(t) = I_1\sqrt{2} \cos(\omega t + \varphi_1) \text{ dans la branche où se trouvent } L_1 \text{ et } C_1.$$

$$i_2(t) = I_2\sqrt{2} \cos(\omega t + \varphi_2) \text{ dans le résistor } R_2.$$

$$i_3(t) = I_3\sqrt{2} \cos(\omega t + \varphi_3) \text{ dans la branche où se trouvent } R_3 \text{ et } C_3.$$



- 1.a) Exprimer littéralement les impédances complexes Z_1, Z_2, Z_3 des trois branches du dipôle AB.
- b) Etablir sous la forme $a+jb$, les expressions de chacune des admittances complexes $Y_1, Y_2, Y_3 \dots$ où a et b sont des réels. Calculer numériquement les coefficients $a_1, a_2, a_3, b_1, b_2, b_3$.
- c) en déduire l'admittance Y du dipôle AB sous la forme $c + jd$ (on ne cherchera à présenter sous forme très simplifiée c et d mais on indiquera leurs valeurs numériques).
- 2) Calculer numériquement les valeurs efficaces I, I_1, I_2, I_3 des intensités dans toutes les branches.
- 3) Calculer numériquement en radian les avances de phase $\varphi, \varphi_1, \varphi_2, \varphi_3$ de chacune des 4 intensités par rapport à la tension $u(t)$.

I Cours d'électricité

1) impédances équivalentes

a) Démontrer l'expression de l'impédance équivalente à m dipôles d'impédance Z_i (i de 1 à m), associés en série
Soient n dipôles associés en série, la tension aux bornes de l'ensemble est $u = u_1 + u_2 + u_3 + \dots + u_n$.

On a pour chaque dipôle d'indice k la relation : $Z_k = \frac{U_k}{I_k}$

La relation $u = u_1 + u_2 + u_3 + \dots + u_n$ est associée à $\underline{u} = \underline{u}_1 + \underline{u}_2 + \dots + \underline{u}_n \Rightarrow \underline{U} = \underline{U}_1 + \underline{U}_2 + \dots + \underline{U}_n = Z_{eq} \underline{I} = \sum_{k=1}^n Z_k \underline{I}$

on en déduit : $Z_{eq} = \sum_{k=1}^n Z_k$ avec Z_{eq} impédance équivalente à l'association série .

b) Démontrer l'expression de l'impédance équivalente à n dipôles d'impédance Z_j (j de 1 à n), associés en dérivation.

Soient n dipôles associés en dérivation, l'intensité traversant l'ensemble du dipôle est $i = i_1 + i_2 + i_3 + \dots + i_n$.
La tension aux bornes de l'ensemble est u .

On a pour chaque dipôle k la relation : $Z_k = \frac{U_k}{I_k} \Rightarrow \underline{I}_k = \frac{\underline{U}_k}{Z_k}$

La relation $i = i_1 + i_2 + i_3 + \dots + i_n$ est associée à $\underline{i} = \underline{i}_1 + \underline{i}_2 + \dots + \underline{i}_n \Rightarrow \underline{I} = \underline{I}_1 + \underline{I}_2 + \dots + \underline{I}_n = \frac{\underline{U}}{Z_{eq}} = \sum_{k=1}^n \frac{\underline{U}}{Z_k}$

on en déduit : $\frac{1}{Z_{eq}} = \sum_{k=1}^p \frac{1}{Z_k}$

c) En déduire l'impédance équivalente à p dipôles identiques d'impédance Z et associés en dérivation.

$$\frac{1}{Z_{eq}} = \sum_{k=1}^p \frac{1}{Z_k} = \sum_{k=1}^p \frac{1}{Z} = \frac{p}{Z} \rightarrow \boxed{Z_{eq} = \frac{Z}{p}}$$

2) déphasage entre tension aux bornes et intensité du courant dans un dipôle

$Z = \frac{U}{I}$ donc si $u(t)$ et $i(t)$ sont en phase Z est un réel positif d'argument nul.

II Flash d'appareil photo

A) Obtention d'un courant alternatif

1) Continuité de $u_C(t)$ avec le condensateur initialement déchargé
 $\Rightarrow u_C(t=0) = 0$.

Continuité de $i(t)$ avec K initialement ouvert
 $\Rightarrow i(t=0) = 0 \Rightarrow u_R(t=0) = 0$.

2) Loi des mailles pour $t \geq 0$: $u_C + u_L + u_R = E \Rightarrow u_L(t=0) = E$

3) $u_C + u_L + u_R = E \Rightarrow \ddot{u}_C + \ddot{u}_L + \ddot{u}_R = 0$ avec $u_L = L \frac{di}{dt}$,

$$u_R = Ri, u_C = \frac{q}{C}, i = \frac{dq}{dt}$$

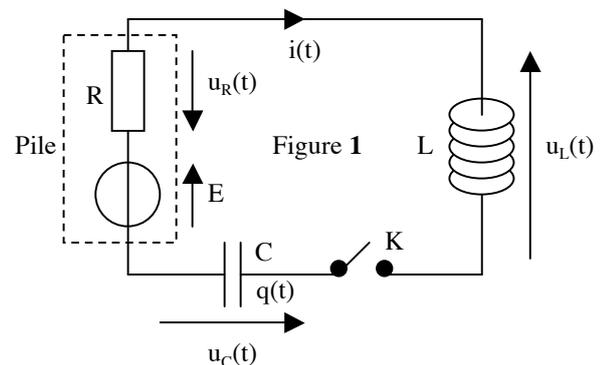
on a donc $\dot{u}_R = R \frac{di}{dt} = R \frac{u_L}{L} \Rightarrow \ddot{u}_R = \frac{R}{L} \dot{u}_L$ de même

$$\dot{u}_C = \frac{i}{C} \Rightarrow \ddot{u}_C = \frac{1}{C} \frac{di}{dt} = \frac{1}{LC} u_L \Rightarrow \boxed{\ddot{u}_L + \frac{R}{L} \dot{u}_L + \frac{1}{LC} u_L = 0}$$

4) on a donc $a = \frac{R}{L}$ et $b = \frac{1}{LC}$

5) $R=0$ on a donc $a=0 \Rightarrow \ddot{u}_L + bu_L = 0$

a) $u_L(t) = A \cos \sqrt{bt} + B \sin \sqrt{bt} \Rightarrow \dot{u}_L(t) = -A\sqrt{b} \sin \sqrt{bt} + B\sqrt{b} \cos \sqrt{bt}$



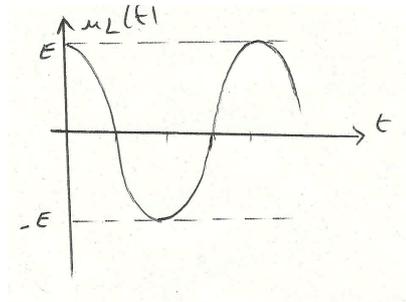
avec $\boxed{u_L(0) = E}$ et $\dot{u}_L(0) = -\dot{u}_R(0) - \dot{u}_C(0) = -\frac{R}{L}u_L(0) - \frac{1}{C}i(0) = -\frac{R}{L}E \Rightarrow \boxed{\dot{u}_L(0) = -\frac{R}{L}E}$

$E = A$ et $-\frac{R}{L}E = B\sqrt{b} \Rightarrow A = E$ et $B = -\frac{R}{L\sqrt{b}}E = -R\sqrt{\frac{C}{L}}E \Rightarrow \boxed{u_L(t) = E \cos \frac{t}{\sqrt{LC}} - RE\sqrt{\frac{C}{L}} \sin \frac{t}{\sqrt{LC}}}$

mais en fait R est négligeable, on peut donc écrire $\boxed{u_L(t) = E \cos \frac{t}{\sqrt{LC}}}$

b) $\omega_o^2 = b = \frac{1}{LC} \Rightarrow \boxed{\omega_o = \frac{1}{\sqrt{LC}}}$

c) voir courbe ci-contre.



6) R non négligeable.

a) b) équation caractéristique : $p^2 + \frac{R}{L}p + \frac{1}{LC} = 0$ alors $\Delta = \frac{1}{L^2}(R^2 - 4\frac{L}{C}) < 0$

d'où un régime pseudopériodique.

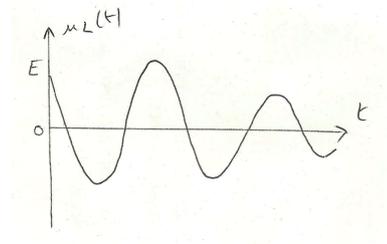
$\Delta' = \frac{1}{L^2}(\frac{R^2}{4} - \frac{L}{C}) = -\Omega^2 \Rightarrow \Omega = \sqrt{-\Delta'} = \sqrt{\frac{1}{L^2}(\frac{L}{C} - \frac{R^2}{4})} \Rightarrow \boxed{\Omega = \frac{1}{L}\sqrt{\frac{L}{C} - \frac{R^2}{4}}}$

$u_L(t) = e^{-Rt/2L}(A \cos \Omega t + B \sin \Omega t) \Rightarrow \dot{u}_L = e^{-Rt/2L}[(B\Omega - \frac{RA}{2L})\cos \Omega t - (A\Omega + \frac{RB}{2L})\sin \Omega t]$

$u_L(0) = E$ et $\dot{u}_L(0) = -\frac{R}{L}E \Rightarrow A = E$ et $-\frac{R}{L}E = B\Omega - \frac{RA}{2L} \Rightarrow B = -\frac{RE}{2L\Omega}$

$\Rightarrow \boxed{u_L(t) = E \cdot e^{-Rt/2L}[\cos \Omega t - \frac{R}{2L\Omega} \sin \Omega t]}$

c) voir courbe ci-contre.



7) $u_L(t)$ sera alternative sinusoïdale pour R=0.

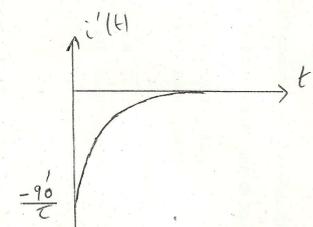
B) Alimentation du flash

1) $q'_o = C' E'$

2) $\frac{q'}{C'} + R_f \dot{q}' = 0 \Rightarrow q'(t) = q'_o e^{-t/\tau}$ avec $\tau = R_f C'$ $i' = \frac{dq'}{dt} \Rightarrow$

$\boxed{i'(t) = -\frac{q'_o}{R_f C'} e^{-t/\tau}}$

3) courbe de $i'(t)$.



4) $\Delta t = 5\tau = 5R_f C'$

5) $\tau = 1ms \Rightarrow \Delta t = 5ms$

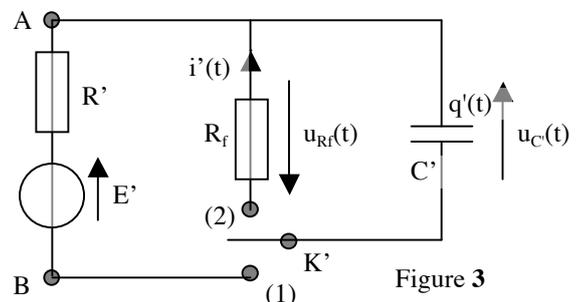
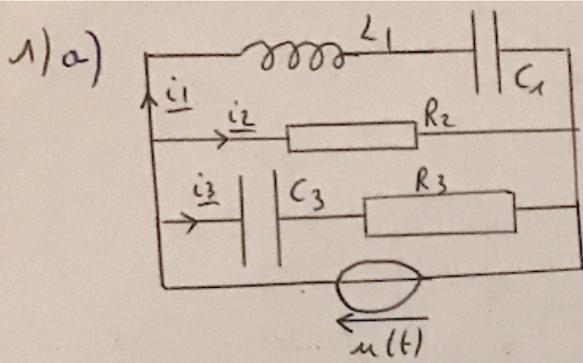


Figure 3

III Grandeur efficaces et déphasage



$$Z_1 = j \left(L_1 \omega - \frac{1}{C_1 \omega} \right)$$

$$Z_2 = R$$

$$Z_3 = R_3 + \frac{1}{j C_3 \omega} = \frac{1 + j R_3 C_3 \omega}{j C_3 \omega}$$

b)

$$Y_1 = \frac{1}{j \left(L_1 \omega - \frac{1}{C_1 \omega} \right)} = \frac{1}{\left(\frac{1}{C_1 \omega} - L_1 \omega \right) j} \Rightarrow Y_1 = -0,879 j$$

$$Y_2 = \frac{1}{R_2} \Rightarrow Y_2 = 2 S$$

$$Y_3 = \frac{j C_3 \omega}{1 + j R_3 C_3 \omega} = \frac{R_3 C_3 \omega + j C_3 \omega}{1 + R_3^2 C_3^2 \omega^2} = 1,33 + j 2,21$$

c)

$$Y = Y_1 + Y_2 + Y_3 \Rightarrow \boxed{Y = 3,33 + j 1,33}$$

2)

$$\underline{U} = Z_1 \underline{I}_1 = Z_2 \underline{I}_2 = Z_3 \underline{I}_3 \Rightarrow \underline{I}_1 = Y_1 \underline{U}; \underline{I}_2 = Y_2 \underline{U}; \underline{I}_3 = Y_3 \underline{U}; \underline{I} = Y \underline{U}$$

$$I_1 = |\underline{I}_1| = |Y_1| |\underline{U}| \Rightarrow \underline{I}_1 = \underline{14,9 A}$$

$$I_2 = |\underline{I}_2| = |Y_2| |\underline{U}| \Rightarrow \underline{I}_2 = \underline{34 A}$$

$$I_3 = |\underline{I}_3| = |Y_3| |\underline{U}| \Rightarrow I_3 = \sqrt{1,33^2 + 2,21^2} \times 17 \Rightarrow \underline{I}_3 = \underline{43,8 A}$$

$$I = |\underline{I}| = |Y| |\underline{U}| \Rightarrow I = \sqrt{3,33^2 + 1,33^2} \times 17 \Rightarrow \underline{I} = \underline{61 A}$$

3)

$$\varphi_1 = \arg(\underline{I}_1) = \arg(Y_1 \underline{U}) = \arg(Y_1) = -\frac{\pi}{2} = \varphi_1$$

$$\varphi_2 = \arg(Y_2) = 0$$

$$\varphi_3 = \arg(Y_3) = \arctan \frac{2,21}{1,33} \Rightarrow \varphi_3 = 1,03 \text{ rad } 58,9^\circ$$

$$\varphi = \arg(\underline{I}) = \arg(Y) = \arctan \frac{1,33}{3,33} \Rightarrow \varphi = 0,38 \text{ rad } 21,8^\circ$$

$$\boxed{\begin{aligned} i_1(t) &= 14,9 \cos(\omega t - \frac{\pi}{2}); & i_3(t) &= 43,8 \cos(\omega t + 1,03) \\ i_2(t) &= 34 \cos \omega t & i(t) &= 61 \cos(\omega t + 0,38) \end{aligned}}$$