

Préparation devoir surveillé n°5 sciences physiques

PROBLÈME 1 : Étude d'une bobine en régime transitoire

I. Cas d'une bobine idéale

On considère le montage de la figure A.2 .

• $t < 0$: l'interrupteur K est en position (2) afin de charger totalement le condensateur. L' interrupteur K' est en position (1').

• $t \geq 0$: L' interrupteur K est placé en position (3) et l' interrupteur K' est en position (2') : le condensateur chargé est donc relié à une bobine supposée idéale d'inductance pure L .

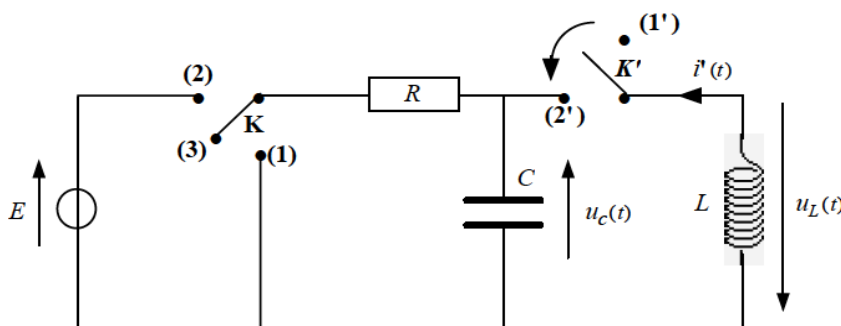


Figure A.2

Les données de l'énoncé sont L , C et E .

1. Déterminer la tension $u_C(0^-)$ puis $u_C(0^+)$.

2. Pour $t > 0$, établir l'équation différentielle vérifiée par la tension $u_c(t)$ aux bornes du condensateur sous la forme : $\frac{d^2 u_c(t)}{dt^2} + \omega_0^2 u_c(t) = 0$. Nommer et identifier ω_0 en fonction des données.

3. Déterminer l'expression de la tension $u_c(t)$, formule dans laquelle les constantes d'intégration qui apparaissent seront toutes exprimées en fonction des données de l'énoncé . En déduire $i'(t)$.

II. Cas d'une bobine réelle

L'étude du I correspond à une modélisation idéale de la bobine, en réalité la courbe représentative de la tension $u_c(t)$ est pseudo-périodique (figure A.1).

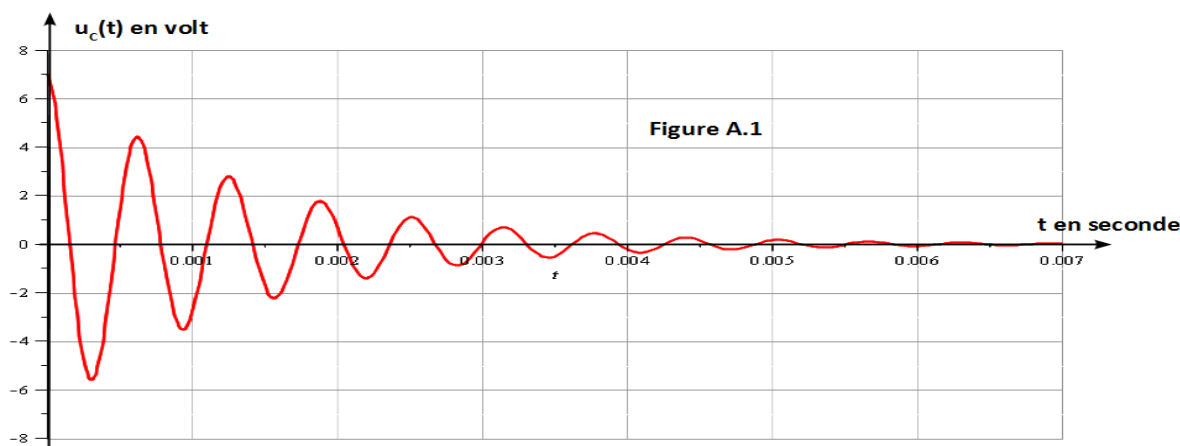


Figure A.1

L'amortissement constaté est dû à la présence d'une résistance dans la maille « L , C » : la bobine qui était supposée idéale dans le I est en fait résistive, et correspond à un groupement série « r , L »

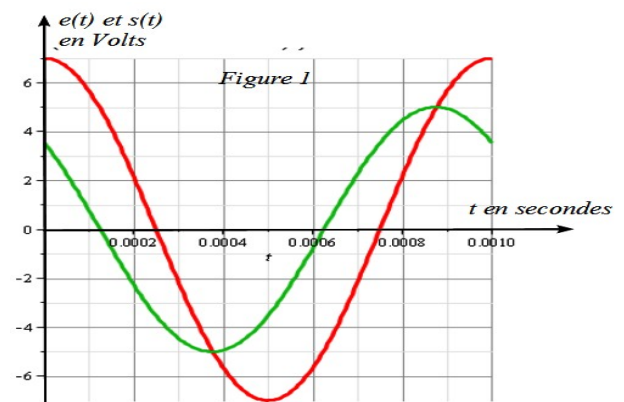
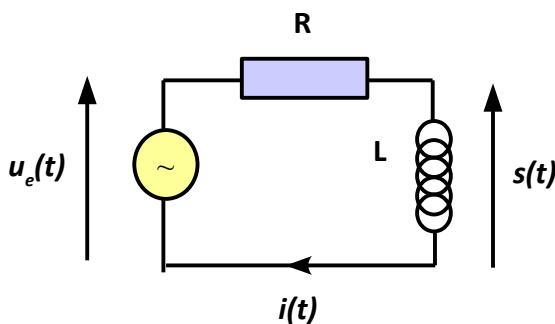
Les données initiales sont les mêmes que dans la partie I. Les données de l'énoncé sont maintenant r , L , C et E .

4. Pour $t > 0$, montrer que l'équation de maille du circuit « r, L, C » série permet d'établir une équation différentielle vérifiée par la tension $u_c(t)$ de la forme : $\frac{d^2 u_c(t)}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{du_c(t)}{dt} + \omega_0^2 u_c(t) = 0$. Identifier Q et ω_0 en fonction des données. Quel est leur nom et leur unité ?
5. On visualise $u_c(t)$ représentée figure A.1 grâce à un oscilloscope. Déterminer graphiquement la fem E ainsi que la pseudo-période T des oscillations.
6. Établir l'expression de la pseudo-pulsation T en fonction Q et ω_0 .
7. Application numérique : $L = 1,00 \times 10^{-2} \text{ H}$; $C = 1,00 \times 10^{-6} \text{ F}$ et on prendra $T = 6,30.10^{-4} \text{ s}$.
- Donner l'expression littérale de Q en fonction des données L, C et T . Faire l'application numérique. En déduire la valeur de la résistance r de la bobine.
8. Quelle aurait été l'allure de la courbe représentative de la fonction $u_c(t)$ avec une résistance r très élevée ?

Problème 2 : Étude d'un circuit RL

(barème sur 30 points)

On considère le circuit RL ci-dessous, où le générateur délivre une tension: $u_e(t) = E_m \cos(2\pi f t)$



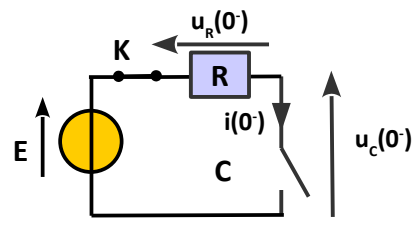
On pose $s(t) = S_m \cos(2\pi f t + \varphi)$.

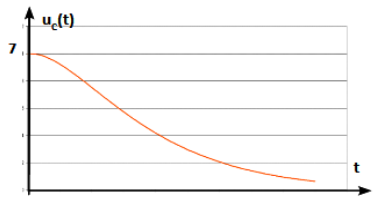
1. Quelles sont les amplitudes complexes $\underline{U}_e$ et $\underline{S}$ associées à $u_e(t)$ et $s(t)$?
 2. Exprimer $\underline{S}$ en fonction de $\underline{U}_e$. En déduire l'expression de S_m en fonction de E_m, R, L et ω , puis établir l'expression de $\tan \varphi$ en fonction de R, L et ω .
 3. On dispose d'un oscilloscope pour observer les tensions $e(t)$ et $s(t)$. Représenter les connections nécessaires pour observer $e(t)$ sur la voie 1 et $s(t)$ sur la voie 2.
- Les connections correctement effectuées, on observe l'oscillogramme de la figure 1.
4. Quelle est la fréquence f des 2 signaux ?
 5. D'après l'étude de la question 2, quel signal correspond à $e(t)$ et à $s(t)$?
 6. Quelle est le déphasage entre les 2 signaux ? En déduire l'expression de L en fonction de f et R . Calculer L sachant que $R = 50 \Omega$.
 7. Montrer par le calcul que: $E_m = S_m \sqrt{2}$.
 8. Quelle est l'amplitude I_m du courant $i(t)$ et son déphasage par rapport à $e(t)$?

Fin de l'énoncé

Correction devoir surveillé n°4 sciences physiques

PROBLÈME 1 : Étude d' une bobine en régime transitoire (d'après concours d'entrée dans les grandes écoles d'ingénieurs 2011)

1	Juste avant la fermeture de l'interrupteur K, le condensateur est équivalent à un interrupteur ouvert, le circuit à considérer est représenté ci-contre. D'après la loi des mailles : $E = u_C(0^-) + u_R(0^-)$ Or comme le circuit est ouvert $i(0^-) = 0$ d'où $u_R(0^-) = Ri(0^-) = 0$ d'où $u_C(0^-) = E$ La tension est continue aux bornes d'un condensateur d'où $u(0^+) = u(0^-) = E$ 
2	Pour $t > 0$, on applique la loi des mailles : $u_C + u_L = 0$ or $i' = C \frac{du_C}{dt}$ et $u_L = LC \frac{d^2 u_C}{dt^2}$ donc: $\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \omega_0^2 u_C = 0$ avec $\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$ la pulsation propre du circuit.
3	$u_C(t) = A \cos(\omega_0 t) + B \sin(\omega_0 t)$. $u_C(0^+) = E$ on en déduit $A = E$ D'après la continuité de l'intensité dans la bobine $i'(0^+) = 0$, on en déduit $\left(\frac{du_C}{dt}\right)_{0^+} = \frac{i'(0^+)}{C} = 0$ (1). Or $\left(\frac{du_C}{dt}\right) = -E \omega_0 \sin(\omega_0 t) + B \omega_0 \cos(\omega_0 t)$ d'où en appliquant (1) $B = 0$ d'où : $u_C(t) = E \cos(\omega_0 t)$ et $i'(t) = -E \omega_0 C \sin(\omega_0 t)$
4	Pour $t > 0$, on applique la loi des mailles : $u_C + u_L = 0$ or $i' = C \frac{du_C}{dt}$ et $u_L = ri' + L \frac{di'}{dt} = rC \frac{du_C}{dt} + LC \frac{d^2 u_C}{dt^2}$ donc : $LC \frac{d^2 u_C}{dt^2} + rC \frac{du_C(t)}{dt} + u_C(t) = 0$. On écrit l'équation sous la forme: $\frac{d^2 u_C}{dt^2} + \frac{\omega_0}{Q} \frac{du_C}{dt} + \omega_0^2 u_C = 0$ avec $\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$ la pulsation propre du circuit en rad.s^{-1} et $Q = \frac{1}{r} \sqrt{\frac{L}{C}}$ le facteur de qualité du circuit sans dimension.
5	$E = u_C(0^+) = 7 \text{ V}$; $4,75 T = 0,003 \text{ s}$ d'où $T = 0,63 \text{ ms}$
6	A l'équation $\ddot{u} + \frac{\omega_0}{Q} \dot{u} + \omega_0^2 u = 0$ on associe l'équation caractéristique: $r^2 + \frac{\omega_0}{Q} r + \omega_0^2 = 0$. Son discriminant est : $\Delta = \omega_0^2 \left(\frac{1}{Q^2} - 4\right)$. Ici le régime étant pseudo-périodique $\Delta < 0$ Les solutions de l'équation sont: $r_1 = \frac{-\omega_0}{2Q} + j \frac{\sqrt{-\Delta}}{2} = \frac{-\omega_0}{2Q} + j \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} = -\frac{\omega_0}{2Q} + j \Omega$ et $r_2 = \frac{-\omega_0}{2Q} - j \frac{\sqrt{-\Delta}}{2} = -\frac{\omega_0}{2Q} - j \Omega$ avec $\Omega = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}$ $T = \frac{2\pi}{\Omega} = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}$

7	$T = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}} = \frac{2\pi \sqrt{LC}}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}$ donc $\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}} = \frac{2\pi \sqrt{LC}}{T}$ d'où $\frac{1}{4Q^2} = 1 - \frac{4\pi^2 LC}{T^2}$ d'où $Q = \frac{1}{2\sqrt{1 - \frac{4\pi^2 LC}{T^2}}}$ AN : $Q = \frac{1}{2\sqrt{1 - \frac{4\pi^2 \times 10^{-2} \times 10^{-6}}{6,3^2 \cdot 10^{-8}}}} = 6,85$ on en déduit $r = \frac{1}{Q} \sqrt{\frac{L}{C}} = \frac{1}{6,848} \sqrt{\frac{10^{-2}}{10^{-6}}} = 14,6 \Omega$
8	Si r est plus grand le régime devient apériodique. L'allure de la courbe sera  alors :

Problème 2 : Étude d'un circuit RL

- A $e(t)$ on associe l'amplitude complexe $\underline{U_e} = E_m$. A $s(t)$ on associe : $\underline{S} = S_m e^{j\varphi}$.
- D'après la formule du pont diviseur de tension $\underline{S} = \frac{jL\omega}{R + jL\omega} \underline{U_e}$. En prenant le module on obtient :
 $S_m = \frac{L\omega}{\sqrt{R^2 + L^2\omega^2}} E_m$ (1). En prenant l'argument on obtient : $\arg(\underline{S}) = \arg(jL\omega) - \arg(R + jL\omega) + \arg(\underline{U_e})$
d'où : $\arg(\underline{S}) = \frac{\pi}{2} - \arg(R + jL\omega) = \arg(L\omega + jR)$ d'où : $\tan \varphi = \frac{R}{L\omega}$
- Ci-contre
- La période est de 10^{-3} s donc la fréquence est $f = 1 \text{ kHz}$.
- d'après l'expression (1) $S_m < E_m$. La courbe de moins grande amplitude correspond à $s(t)$.
- $s(t)$ s'annule en premier donc $s(t)$ est en avance par rapport à $e(t)$.
 $\varphi = \frac{2\pi}{T} \times \Delta t = \frac{2\pi}{10^{-3}} \times 1,25 \cdot 10^{-4} = \frac{\pi}{4}$. Or
- $\tan \varphi = \frac{R}{L\omega}$ donc $\tan \frac{\pi}{4} = 1 = \frac{R}{L\omega}$ donc $L = \frac{R}{2\pi f}$. Application numérique : $L = 7,95 \text{ mH}$.
- $S_m = \frac{L\omega}{\sqrt{R^2 + L^2\omega^2}} E_m = \frac{R}{\sqrt{R^2 + R^2}} E_m = \frac{1}{\sqrt{2}} E_m$ on en déduit que $E_m = S_m \sqrt{2}$. On peut vérifier graphiquement
 $\frac{E_m}{S_m} = \frac{7}{5} = 1,4 \approx \sqrt{2}$.
- $I = \frac{\underline{S}}{jL\omega} = \frac{1}{R + jL\omega} \underline{U_e} = \frac{1}{R(1 + j)} \underline{U_e}$ en module $|I| = I_m = \frac{1}{R\sqrt{2}} E_m = 0,1 \text{ A}$ en argument $\arg(I) = -\arg(R(1 + j)) - \arg(\underline{U_e}) = -\frac{\pi}{4}$ l'intensité est en retard de $\frac{\pi}{4}$ par rapport à $e(t)$.

