## Préparation devoir surveillé n°5 sciences physiques

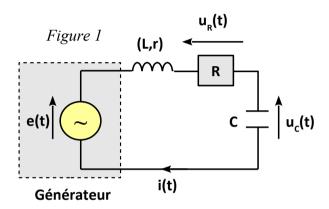
## Étude d' une bobine en régime sinusoïdal forcé

#### Première partie

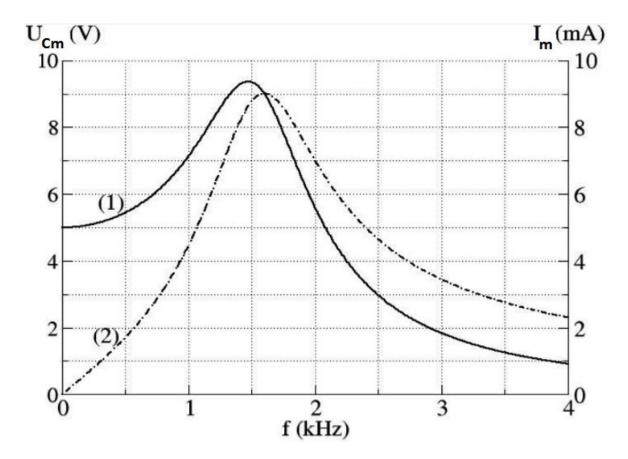
Un générateur sinusoïdal alimente un circuit RLC constitué d'un condensateur de capacité  $C=0.1\mu F$  d'une bobine réelle d'inductance L et de résistance r inconnues, placés en série avec une résistance  $R=480\Omega$ .

Le générateur est un générateur basse fréquence délivrant un signal sinusoïdal de pulsation  $\omega$  :  $e(t) = E \cos(\omega t)$ .

L'intensité dans le circuit est de la forme :  $i(t) = I_m \cos(\omega t + \varphi_i)$ , la tension aux bornes du condensateur :  $u_C(t) = U_{Cm} \cos(\omega t + \varphi_C)$  et la tension aux bornes de la résistance  $u_R(t) = U_{Rm} \cos(\omega t + \varphi_R)$ . Le montage est représenté sur la figure 1.



- **1.** Donner l'expression des amplitudes complexes associées aux tensions e(t),  $u_R(t)$  et  $u_C(t)$  ainsi que celle associée à l'intensité i(t).
- **2.** Préciser les expressions des impédances complexes de la bobine (L,r), du résistor de résistance R et du condensateur de capacité C.
- **3.** Préciser le comportement limite de ces différents composants en haute et basse fréquence. En déduire qualitativement le comportement des tensions  $u_C(t)$  et  $u_R(t)$  en haute et basse fréquences.
- **4.** Exprimer l'impédance  $\underline{Z}$  du circuit sous la forme :  $\underline{Z} = R_0 \left( 1 + jQ \left( \frac{\omega}{\omega_0} \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right)$ . Identifier  $R_0$ ,  $\omega_0$  et Q en fonction de, L, R, r et C.
- **5.** Donner l'expression théorique de l'amplitude complexe  $\underline{I}$  associée à l'intensité du courant traversant le circuit en fonction de  $R_0$ ,  $\omega$ , Q,  $\omega_0$  et E.
- **6.** En déduire l'amplitude  $I_m$  sous la forme :  $I_m(\omega) = \frac{A}{\sqrt{1 + B^2 \left(\frac{\omega}{\omega_0} \frac{\omega_0}{\omega}\right)^2}}$ . Préciser A et B en fonction de  $R_0$ , Q et E.
- **7.** Montrer que  $I_m(\omega)$  passe par un maximum pour  $\omega = \omega_r$ . Préciser  $\omega_r$  et  $I_{max} = I_m(\omega_r)$ . Calculer  $\varphi_i(\omega_r)$  et commenter le résultat obtenu.
- **8.** On appelle bande passante l'intervalle de pulsation  $\Delta \omega = \omega_{max} \omega_{min}$  pour laquelle  $I_m(\omega) \ge \frac{I_{max}}{\sqrt{2}}$ . Montrer que :  $\Delta \omega = \frac{\omega_0}{O}$
- **9.** On donne ci-dessous les graphes de  $I_m(f)$  et  $U_{Cm}(f)$  où f est la fréquence du générateur. L'échelle de gauche est celle de  $U_{Cm}$  celle de droite est celle de  $I_m$ . Identifier, en justifiant votre choix, les courbes (1) et (2).



- **10.** Déduire de l'expression de  $\underline{I}$  celle de l'amplitude complexe  $\underline{U}_C$  associée à la tension aux bornes du condensateur, mettre  $\underline{U}_C$  sous la forme canonique :  $\underline{U}_C = \frac{A'}{1 \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2 + j\frac{\omega}{\omega_0 Q}}$  et identifier A' en fonction des données du problème.
- **11.** En déduire l'amplitude  $U_{Cm}(\omega_0)$  ainsi que  $\varphi_C(\omega_0)$  en fonction Q et E.
- 12. Quelles remarques importantes peut-on faire à propos de la tension aux bornes du condensateur ?
- **13.** Déterminer à partir de ces courbes : la tension du générateur E, la fréquence propre  $f_0$  et le facteur de qualité Q du circuit, les limites de la bande passante et  $I_{\max}$ .
- **14.** En déduire les valeurs de r et de L.

#### Deuxième partie

Le circuit étudié est celui de la figure 1. le résistor et le condensateur sont inchangés ainsi  $R=480\Omega$ ,  $C=0,1\mu F$ . L'amplitude de la tension délivrée par le générateur est modifiée, elle vaut maintenant E'. La bobine est différente de la précédente, elle est caractérisée par les valeurs L' et r'.

**15.** Comment peut-on accéder expérimentalement à la mesure de *i*(*t*) avec un oscilloscope?

On réalise l'expérience suivante sur le circuit. À l'aide d'un oscilloscope, on mesure la tension e(t) sur la voie 1 et la tension  $U_R(t)$  aux bornes de la résistance R sur la voie 2. On fait varier la fréquence du générateur sinusoïdal et on constate que la voie 2 passe par un maximum pour une fréquence  $f_I$ .

- **16.** Interpréter la présence de ce maximum aux bornes de *R* .
- **17.** Présenter sur un schéma les branchements de l'oscilloscope. Le générateur doit-il être à masse flottante ? Expliquer.

### On se place dorénavant à la fréquence $f_1$ .

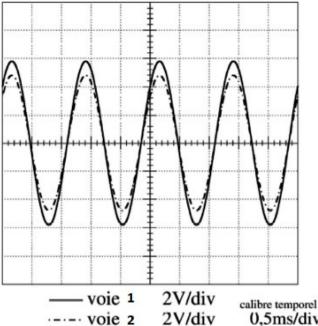
On s'arrange maintenant pour mesurer sur la voie 2 la tension  $u_C(t)$  aux bornes du condensateur de capacité C en gardant e (t) sur la voie 1.

**18.** Les deux oscillogrammes suivants ont été enregistrés :

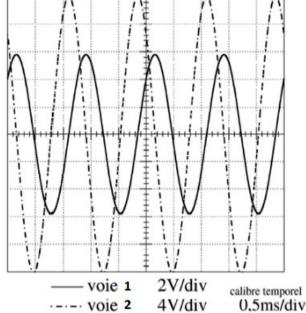
- L'un pour la voie 2 aux bornes de *C*
- L'autre pour la voie 2 aux bornes de R.

Déterminer le déphasage entre la voie 1 et la voie 2 pour chacun des oscillogrammes. Préciser, en justifiant votre choix, à quel composant correspond la voie 2 de chacun des oscillogrammes.

**19.** En déduire la nouvelle valeur de E' et les valeurs *L*' et *r*' de la nouvelle bobine.



voie 2 2V/div 0,5ms/div ·--- voie 2
Oscillogramme (a) Oscillog



# **Préparation DS05 Correction** (d'après banque agro 2009) $\underline{\underline{U}_{e}} = E$ ; $\underline{\underline{U}_{C}} = \underline{U}_{Cm} e^{j\varphi_{C}}$ ; $\underline{\underline{U}_{R}} = \underline{U}_{Rm} e^{j\varphi_{R}}$ ; $\underline{\underline{I}} = \underline{I}_{m} e^{j\varphi_{i}}$ 1 $\underline{Z_L} = r + jL\omega$ ; $\underline{Z_R} = R$ ; $\underline{Z_C} = \frac{1}{iC\omega}$ En basse fréquence : $\underline{Z_L} = r$ ; $\underline{Z_R} = R$ et $\underline{Z_C} \to \infty$ (interrupteur ouvert) donc $\underline{u_R(t) = R i(t) = 0}$ et $\underline{u_C(t) \to e(t)}$ 3 En haute fréquence : $\underline{Z_L} \to \infty$ (interrupteur ouvert); $\underline{Z_R} = R$ et $\underline{Z_C} \to 0$ (fil) donc $\underline{u_R(t) = R i(t) = 0}$ et $\underline{u_C(t) \to 0}$ $\boxed{ \underline{Z} = (r+R) + j(L\omega - \frac{1}{C\omega}) = (r+R)(1 + j\frac{L\omega_0}{R+r}(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{1}{LC\omega_0\omega})) = R_0(1 + jQ(\frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega})) }$ Par identification : $\boxed{R_0 = R + r}; \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \text{ et } \boxed{Q = \frac{L \omega_0}{R + r}} = \frac{1}{R + r} \sqrt{\frac{L}{C}}.$ $I = \frac{E}{Z}$ , donc $I = \frac{E}{R_0(1+jQ(\frac{\omega}{\Omega_0} - \frac{\omega_0}{\Omega}))}$ $I_{m} = |\underline{I}| = \frac{\underline{E}}{\sqrt{R_{0}^{2}(1 + Q^{2}(\frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega})^{2})}} = \frac{\underline{E}}{R_{0}\sqrt{(1 + Q^{2}(\frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega})^{2})}} = \frac{\underline{A}}{\sqrt{(1 + B^{2}(\frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega})^{2})}}.$ Par identification : $A = \frac{E}{R_0}$ et B = Q. Im est maximum quand son dénominateur est minimum, c'est à dire quand : $\omega_r = \omega_0$ . On a alors $I_{m}(\omega_{max}) = I_{m}(\omega_{min}) = \frac{E}{R_{0}\sqrt{2}} = \frac{E}{R_{0}\sqrt{1 + O^{2}(\frac{\omega}{\Omega} - \frac{\omega_{0}}{\Omega})^{2}}} \omega_{max \text{ et } \omega_{min} \text{ vérifient l'équation : } \left| \frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega} \right| = \frac{1}{O}$ 8 après résolution on obtient : $\boxed{\omega_{min} = \omega_0 \left(\frac{-1}{2\Omega} + \sqrt{1 + \frac{1}{4\Omega^2}}\right) \mid_{\text{et}} \left[ \omega_{max} = \omega_0 \left(\frac{1}{2\Omega} + \sqrt{1 + \frac{1}{4\Omega^2}}\right) \mid_{\text{d'où}} \Delta \omega = \frac{\omega_0}{Q} \right]}$ Théoriquement on a vu que $I_m(0)=0$ on en déduit que : 9 la courbe (1) correspond à $\,U_{\it Cm}\,$ et la courbe (2) à $\,I_{\it m}\,$ $\underline{U_{C}} = \frac{\underline{I}}{jC \, \omega} \, \text{d'où} \, \underline{\underline{U_{C}}} = \frac{\underline{E}}{jC \, \omega \, R_{0} \left(1 + jQ \left(\frac{\omega}{\omega_{0}} - \frac{\omega_{0}}{\omega}\right)\right)} \text{ or } Q = \frac{L \, \omega_{0}}{R_{0}} = \frac{1}{R_{0} C \, \omega_{0}} \, \text{d'où} \, R_{0} C = \frac{1}{Q \, \omega_{0}} \, \text{on en dé-}$ duit 10 $\frac{U_{C}}{j\frac{\omega}{\omega_{0}Q}\left(1+jQ\left(\frac{\omega}{\omega_{0}}-\frac{\omega_{0}}{\omega}\right)\right)} = \frac{E}{1-\left(\frac{\omega}{\omega_{0}}\right)^{2}+j\frac{\omega}{\omega_{0}}} \text{ par identification } A'=E$

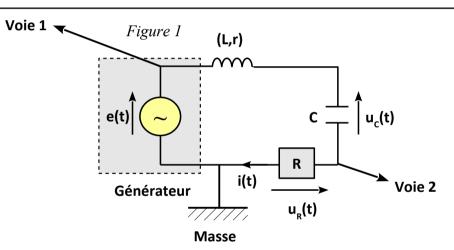
				_
11	$\underline{\underline{U}_{C}}(\omega_{0}) = E \frac{\underline{Q}}{j}$ On en déduit	$U_{Cm} = QE$	et	$\varphi_C = -\frac{\pi}{2}$

- Si Q>>1 la tension aux bornes du condensateur peut devenir très grande pour  $\omega = \omega_0$ ! 12 La résonance aux bornes du condensateur n'a pas lieu en même temps que la résonance d'intensité.
- $U_{Cm}(0) = E = 5V$ ,  $I_m(f_0) = I_{max}$  on en déduit :  $f_0 = 1.6 \, kHz$ ,  $U_{Cm}(\omega_0) = QE = 9V$  on en déduit  $Q = \frac{9}{5} = 1.8$   $I_{max} = 9.10^{-3} A$   $I_{m}(f_{max}) = I_{m}(f_{min}) = \frac{I_{max}}{\sqrt{2}} = \frac{9.10^{-3}}{\sqrt{2}} = 6.4.10^{-3} A$ , on en déduit 13
  - $f_{min}=1,4 \, kHz$  et  $f_{max}=2,1 \, kHz$
- $I_{max} = \frac{E}{R_0} = \frac{E}{R + r} \text{ On en déduit } r = \frac{E}{I_{max}} R_{AN} : r = \frac{5}{9.10^{-3}} 480 = 75,5 \Omega$ en déduit  $L = \frac{1}{4\pi^2 f_0^2 C} \text{ AN} : L = \frac{1}{4\pi^2 \times 1600^2 \times 0,1.10^{-6}} = 0,099 H$
- Il suffit de visualiser la tension aux bornes de la résistance. **15**
- Sur la voir 2 on visualise la résonance d'intensité pour  $f_1 = f_0$ . 16

générateur à la résistance. La masse du générateur est la même que celle de l'oscillo, on n'a pas besoin d'un générateur à masse flottante.

**17** 

Il faut connecter la masse du



- Sur l'oscillogramme (a) la voie 1 et la voie 2 sont en phase, la voie 2 correspond à  $u_R(t)$ . 18 Sur l'oscillogramme (b) la voie 2 est en avance de  $\frac{\pi}{2}$  par rapport à la voie 1, la voie 2 correspond à  $u_c(t)$ .
  - D'après la voie 1  $E'=2,9\times2=5,8$  V . D'après la voie 2 de l'oscillogramme (a)  $U_{Rmax}=2,4\times2=4,8$  V or  $U_{Rmax}=RI_{max}=\frac{RE'}{R+r'}$  on en déduit  $r'=\frac{RE'}{U_{Rmax}}-R=\frac{480\times5,9}{4,8}-480=110$

D'après la voie 2 de l'oscillogramme (b)  $U_{Cmax} = QE' = \frac{L' \times 2 \times \pi f_1 E'}{P_1 + P_2}$  d'où

19  $L' = (R + r') \frac{U_{Cmax}}{2 \times \pi f_* E'}$ . Pour faire l'application numérique il faut déterminer  $f_1$ .

 $2T_1 = 5 \times 0,5 = 2,5 \, ms$  on en déduit  $T_1 = 1,25 \, ms$  d'où  $f_1 = \frac{1}{1,25,10^{-3}} = 800 \, Hz$  ainsi

$$L' = (480 + 110) \frac{20}{2 \times \pi 800 \times 5.8} = 0.039 H$$