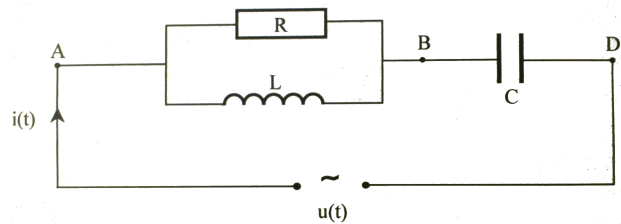


TD 13 | E4- Régime sinusoïdal forcé et interférences

	I	II	III	IV
Combiner plusieurs éléments	✓		✓	✓
Gérer des calculs			✓	✓
Etudier une résonance		✓	✓	
Analyser un schéma	✓			✓
Tracer un spectre		✓	✓	
Analyser un comportement asymptotique		✓	✓	
Obtenir une équation différentielle		✓		

I Mesure d'impédance (★)

On considère le circuit représenté ci-dessous où le tronçon AB est constitué d'une bobine idéale d'inductance L montée en dérivation avec une résistance R et où le tronçon BD est constitué d'un condensateur de capacité C . On applique entre les bornes A et D du circuit une tension sinusoïdale $u(t)$ de pulsation ω .



1. Exprimer l'impédance complexe \underline{Z}_{AB} de la portion de circuit AB.

Réponse :

$$\frac{1}{\underline{Z}_{AB}} = \frac{1}{R} + \frac{1}{j\omega L} \Rightarrow \underline{Z}_{AB} = \frac{Rj\omega L}{R + j\omega L}$$

2. Exprimer l'impédance complexe totale \underline{Z}_{AD} du circuit et l'écrire sous la forme $\underline{Z}_{AD} = a + jb$.

Réponse :

$$\underline{Z}_{AD} = \underline{Z}_{AB} + \frac{1}{jC\omega} \Rightarrow \underline{Z}_{AD} = \frac{\frac{L}{C} - \frac{jR}{C\omega} + j\omega RL}{R + j\omega L} = a + jb$$

avec

$$a = \frac{1}{R \left(\frac{1}{(L\omega)^2} + \frac{1}{R^2} \right)} ; \quad b = \frac{1}{L\omega \left(\frac{1}{L^2\omega^2} + \frac{1}{R^2} \right)} - \frac{1}{C\omega}$$

$$a = \frac{RL^2\omega^2}{R^2 + L^2\omega^2} ; \quad b = \frac{R^2L\omega}{R^2 + L^2\omega^2} - \frac{1}{C\omega}$$

3. En déduire l'expression, pour ce circuit, du déphasage $\phi_u - \phi_i$ entre la tension $u(t)$ et l'intensité $i(t)$.

Réponse :

$$\phi_u - \phi_i = \arg(\underline{Z}_{AD}) = \arctan\left(\frac{b}{a}\right) \quad \text{car } a > 0.$$

On trouve

$$\phi_u - \phi_i = \arctan\left(\frac{R}{L\omega} - \frac{R}{C\omega(L\omega)^2} - \frac{1}{RC\omega}\right).$$

4. En déduire pour quelle expression notée ω_r de la pulsation ω le circuit est équivalent à une résistance pure.

Réponse :

On veut trouver ω_r tel que $b = 0$.

$$b = 0 \quad \text{donc} \quad \frac{1}{(L\omega_r)^2} + \frac{1}{R^2} = \frac{C}{L} \quad \text{donc} \quad \omega_r = \frac{R}{\sqrt{LCR^2 - L^2}} = \frac{R/L}{\sqrt{R^2(C/L) - 1}}$$

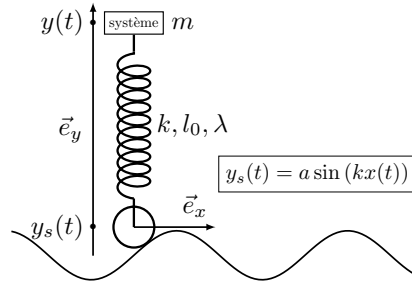
Cette expression est bien homogène car R/L a pour dimension l'inverse d'un temps tandis que $R^2(C/L) = Q_{//}^2$ est bien sans dimension (facteur de qualité au carré).

II Entrée en résonance d'une suspension (★)

On considère le cas d'un véhicule de masse m roulant à la vitesse (horizontale) v_0 sur une route de profil harmonique $y(x) = a \sin(kx)$ avec $x = v_0 t$. On posera par la suite $\omega = kv_0$.

Le véhicule est relié aux roues par une suspension, modélisée par un ressort de longueur à vide l_0 , et de raideur k . De plus, on prend en compte une force de frottement fluide exercée par l'air ambiant sur le véhicule d'expression $\vec{f} = -\lambda v_y \vec{e}_y$.

Dans toute la suite, on notera $y(t)$ l'abscisse du véhicule et $y_s(t)$, l'abscisse du sol.



1. Effectuer un bilan des forces verticales exercées sur le véhicule

Réponse :

On se place en base cartésienne et on obtient pour le bilan des forces

- Le poids $\vec{P} = -mg \vec{e}_y$
- La force de frottement $\vec{f} = -\lambda v_y \vec{e}_y$
- La force de rappel élastique $\vec{F} = -k(l - l_0) \vec{e}_y$ avec $l = y(t) - y_s(t)$

2. En déduire l'équation du mouvement pour l'inconnue y sous sa forme canonique.

Réponse :

On applique le principe fondamental de la dynamique au véhicule dans le référentiel galiléen lié au sol selon l'axe vertical \vec{e}_y .

$$m \frac{d^2 y}{dt^2} = -mg - \lambda \frac{dy}{dt} - ky + ky_s + kl_0$$

soit sous la forme canonique

$$\frac{d^2 y}{dt^2} + \frac{\lambda}{m} \frac{dy}{dt} + \frac{k}{m} y = \frac{k}{m} (y_s + l_0) - g$$

On cherche à obtenir une solution particulière $y_p(t)$ de cette équation sous la forme $y_p(t) = y_h(t) + y_c$ avec $y_h = Y \cos(\omega t + \phi)$, une fonction harmonique, associée à la partie harmonique du second membre et y_c , une fonction constante, associée à la partie constante du second membre.

3. De quelle équation y_c est-elle solution ? Exprimer alors y_c en fonction des données du problème.

Réponse :

On ne garde que la partie constante du second membre d'où

$$\frac{d^2 y_c}{dt^2} + \frac{\lambda}{m} \frac{dy_c}{dt} + \frac{k}{m} y_c = \frac{k}{m} (l_0) - g$$

d'où l'on déduit $y_c = l_0 - mg/k$.

4. De quelle équation y_h est-elle solution ? On pose alors $y_h(t) = \underline{Y}_c e^{j\omega t}$ tel que $y_h(t) = \Re(\underline{y}_h(t))$. Déduire de ce qui précède l'expression de \underline{Y}_c en fonction de λ, k, m, ω et a .

Réponse :

Comme pour la question précédente, on ne garde cette fois-ci que la partie harmonique du second membre d'où

$$\frac{d^2 y}{dt^2} + \frac{\lambda}{m} \frac{dy}{dt} + \frac{k}{m} y = \frac{k}{m} a \cos(\omega t - \pi/2)$$

en remarquant que $\sin(\omega t) = \cos(\omega t - \pi/2)$. On passe ensuite l'équation aux complexes d'où

$$(j\omega)^2 \underline{Y}_c + \frac{\lambda}{m} j\omega \underline{Y}_c + \frac{k}{m} \underline{Y}_c = \frac{k}{m} a e^{-j\pi/2} e^{j\omega t}$$

d'où l'on déduit après simplification

$$\underline{Y}_c = \frac{a e^{-j\pi/2}}{1 + \frac{\lambda}{k} j\omega + \frac{m}{k} (j\omega)^2}$$

On pose $\omega_0 = \sqrt{k/m}$ la pulsation propre du système et $Q = \sqrt{mk}/\lambda$, son facteur de qualité

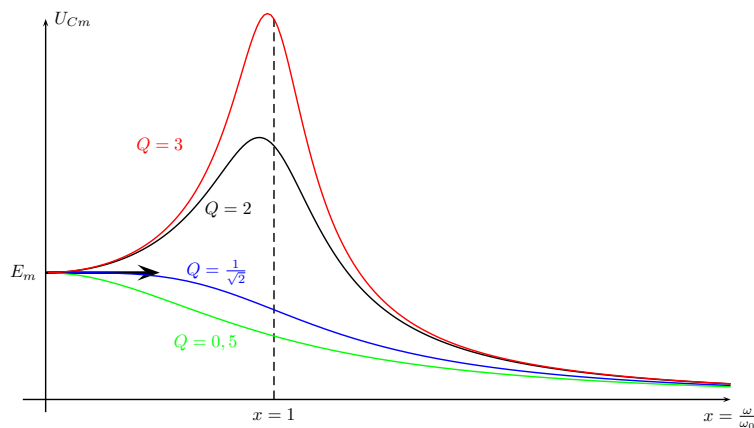
5. Vers quelle limite tend l'amplitude Y de $y_h(t)$ en basse fréquence ? De même, donner un équivalent de cette amplitude en haute fréquence. Exprimer ensuite cette amplitude pour $\omega = \omega_0 = \sqrt{k/m}$ en fonction de a et de Q . En déduire la courbe de Y en fonction de ω pour différentes valeurs du facteur de qualité (par exemple 0,5 ; 1 ; 2)

Réponse :

On a $Y = |Y_c| \rightarrow a$ lorsque $\omega \rightarrow 0$. De même, en haute fréquences, on obtient $Y \sim \frac{k}{m} \frac{a}{\omega^2}$ donc l'amplitude tend vers 0 lorsque $\omega \rightarrow +\infty$.

De plus, on a pour $\omega = \omega_0$, $Y = a \frac{k}{\lambda \omega_0} = a \frac{mk}{\lambda} = aQ$

Ces expressions permettent de tracer les courbes demandées.



6. La résonance est-elle obtenue pour toute les valeurs possible du facteur de qualité ? S'agit-il du même type de résonance que celle obtenue pour l'intensité d'un circuit RLC ?

Réponse :

On observe graphiquement que la résonance n'apparaît que lorsque Q est élevé. Ce résultat est contraire à celui obtenu en cours. C'est donc bien un autre type de résonance que celui en intensité. C'est logique puisque l'élongation du système ressort est analogue à la charge du condensateur, soit à C près analogue à la tension ; en étudiant la vitesse du système on trouverait la même résonance.

7. (★★) Déterminer précisément, et par le calcul, à partir de quelle valeur notée Q_c la résonance apparaît. Cette dernière se caractérise par l'apparition d'un maximum local dans la courbe $|Y(\omega)|$.

Réponse :

On a

$$|Y| = \frac{a}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0 Q} - \frac{\omega^2}{\omega_0^2}}$$

On peut alors poser $x = \omega/\omega_0$, appelée la pulsation réduite, afin d'alléger les calculs. Cette notation sera régulièrement reprise en RSF.

Il y a résonance lorsque $|Y|$ passe par un extremum local pour $x \in]0, +\infty[$. Il convient alors d'étudier les variation du module, où plus simplement, du carré de son dénominateur :

$$f(x) = (1 - x^2)^2 + x^2/Q^2 \Rightarrow f'(x) = 2(-2x)(1 - x^2) + 2x/Q^2$$

L'extremum est obtenu lorsque la dérivée est nulle (pour $x > 0$) soit après simplification par $2x$:

$$f'(x) = 0 \Rightarrow -2(1 - x^2) + \frac{1}{Q^2} = 0 \Rightarrow x^2 = 1 - \frac{1}{2Q^2}$$

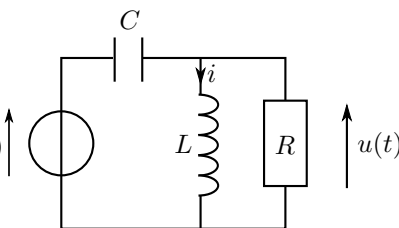
Cette dernière équation admet une solution sur $]0, +\infty[$ seulement si $1 - 1/(2Q^2) > 0$ donc si

$$Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$$

III Étude de la résonance (★★)

Le circuit suivant est alimenté par une tension sinusoïdale $e(t) = E_0\sqrt{2}\cos(\omega t)$, avec $E_0 > 0$. On note $u(t) = U_0\sqrt{2}\cos(\omega t + \phi_u)$ la tension aux bornes de la résistance et $i(t) = I_0\sqrt{2}\cos(\omega t + \phi_i)$ le courant traversant la bobine.

On donne $R = 100 \Omega$, $L = 10 \text{ mH}$ et $C = 10 \mu\text{F}$.



1. La constante E_0 correspond-elle à l'amplitude ou à la valeur efficace du signal $e(t)$.
On justifiera la réponse en définissant ces deux termes.

Réponse :

Le signal $e(t)$ est sinusoïdal. L'amplitude est la valeur maximale, donc $E_{\max} = E_0\sqrt{2}$. La valeur efficace d'un signal sinusoïdal est $E_{\text{eff}} = E_{\max}/\sqrt{2} = E_0$. Donc ici E_0 correspond à la valeur efficace de $e(t)$.

III.1 Étude de $u(t)$

2. On note $\underline{u}(t) = \underline{U}_0\sqrt{2}\exp(j\omega t)$ le complexe associé au signal $u(t)$ tel que $u(t) = \Re(\underline{u}(t))$.
Montrer que \underline{U}_0 peut se mettre sous la forme :

$$\underline{U}_0 = \frac{E_0 \times (jx)^2}{1 + jx/Q + (jx)^2}$$

où $x = \omega/\omega_0$ est la pulsation réduite, ω_0 la pulsation propre et Q le facteur de qualité.
Exprimer les constantes ω_0 et Q en fonction de L , C et R .

Réponse :

Soit Z_{eq} l'impédance équivalente à l'association en parallèle de la bobine et de la résistance. On applique un pont diviseur de tension :

$$\underline{U}_0 = \frac{\underline{Z}_{eq}}{\underline{Z}_{eq} + 1/jC\omega} E_0 = \frac{E_0}{1 + \frac{1}{jC\omega \underline{Z}_{eq}}} \quad \text{avec} \quad \frac{1}{\underline{Z}_{eq}} = \frac{1}{jL\omega} + \frac{1}{R} = \frac{R + jL\omega}{jLR\omega}$$

$$\underline{U}_0 = \frac{E_0}{1 + \frac{R + jL\omega}{jC\omega \times jLR\omega}} = \frac{E_0 \times LC(j\omega)^2}{1 + jL\omega/R + LC(j\omega)^2} \quad ; \quad \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad ; \quad Q = R\sqrt{\frac{C}{L}}$$

3. Exprimer $U_0(x)$ en fonction de E_0 , x et Q .

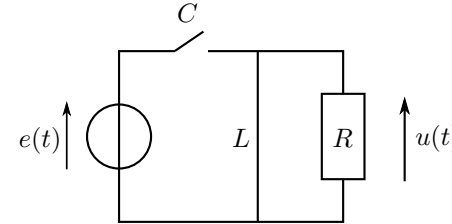
Réponse :

$$U_0(x) \text{ est le module de } \underline{U}_0 : \quad U_0 = \frac{x^2}{\sqrt{(1-x^2)^2 + x^2/Q^2}} E_0$$

4. Représenter le schéma électrique équivalent à basse fréquence et en déduire la limite de $U_0(x)$ à basse fréquence. Vérifier ce résultat à l'aide de la réponse à la question précédente. On donnera l'équivalent mathématique de $U_0(x)$ à basse fréquence.

Réponse :

A basse fréquence, le condensateur se comporte comme un interrupteur ouvert et la bobine comme un fil.



La tension $u(t)$ est celle aux bornes d'un fil, donc $\lim_{\omega \rightarrow 0} U_0 = 0$.

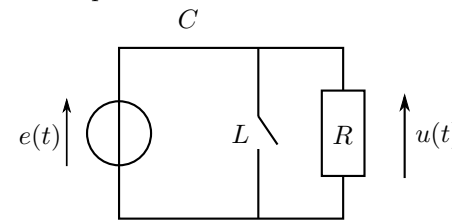
Équivalent de $U_0(x)$:

$$U_0(x) \underset{x \ll 1}{\sim} x^2 E_0 \underset{x \rightarrow 0}{\rightarrow} 0$$

5. Reprendre la question précédente pour les hautes fréquences.

Réponse :

A haute fréquence, le condensateur se comporte comme un fil et la bobine comme un interrupteur ouvert.



La tension $u(t)$ est celle du générateur, donc $\lim_{\omega \rightarrow +\infty} U_0 = E_0$.

Équivalent de $U_0(x)$:

$$U_0(x) \underset{x \gg 1}{\sim} \frac{x^2}{\sqrt{x^4}} E_0 = E_0$$

6. Définir la notion de résonance. À partir de l'étude des limites, peut-on dire qu'il existe nécessairement une résonance de la tension $u(t)$?

Réponse :

La résonance d'un signal correspond à un maximum du signal pour une pulsation non nulle. Dans le cas de $u(t)$, l'étude des limites ne permet pas de conclure quant à l'existence d'un maximum pour x donné.

7. Montrer qu'il existe une pulsation réduite de résonance x_r si et seulement si $Q > 1/\sqrt{2}$.

Pour cela, on écrira $U_0(x)$ sous la forme $U_0(x) = \frac{E_0}{\sqrt{f(x)}}$, où $f(x)$ est une fonction que l'on définira. En déduire l'expression de la pulsation de résonance ω_r en fonction de ω_0 et Q . Comparer ω_r à ω_0 .

Réponse :

On réécrit $U_0(x)$ de manière à ce que seul le dénominateur dépende de x :

$$U_0(x) = \frac{E_0}{\sqrt{(1/x^2 - 1)^2 + 1/(x^2 Q^2)}}$$

On pourrait faire un changement de variable en posant $u = 1/x^2$.

La fonction $U_0(x)$ est maximale quand la fonction $f(x) = (x^{-2} - 1)^2 + x^{-2}/Q^2$ est minimale. On dérive par rapport à x :

$$\frac{df}{dx} = 2(x^{-2} - 1) \times (-2x^{-3}) + (-2x^{-3})/Q^2 = -2x^{-3} \left(2 \left(\frac{1}{x^2} - 1 \right) + \frac{1}{Q^2} \right)$$

On cherche la pulsation réduite x_r telle que $f'(x_r) = 0$:

$$f'(x_r) = 0 \Leftrightarrow 2 \left(\frac{1}{x_r^2} - 1 \right) + \frac{1}{Q^2} = 0 \Leftrightarrow \frac{1}{x_r^2} = 1 - \frac{1}{Q^2}$$

Cette équation admet une solution réelle si $1 - \frac{1}{Q^2} > 0$, soit $Q > 1/\sqrt{2}$, alors :

$$x_r = \frac{1}{\sqrt{1 - 1/(2Q^2)}} \quad \text{si } Q > 1/\sqrt{2}$$

On constate que $x_r > 1$, donc $\omega_r = x_r \omega_0 > \omega_0$.

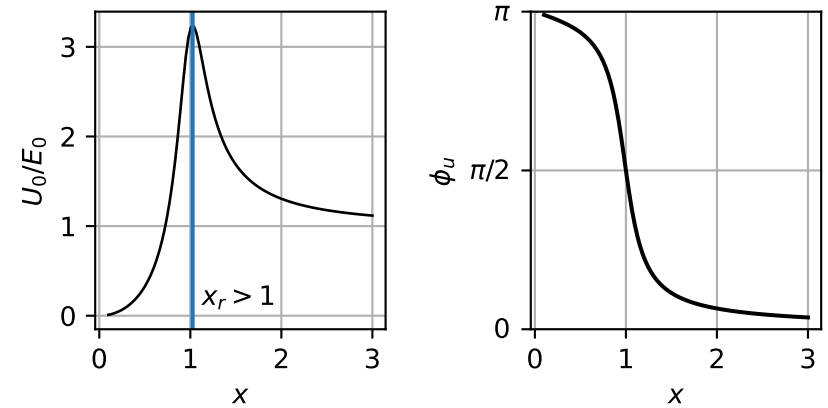
8. Donner l'expression de U_0 pour $x = 1$. Calculer le facteur de qualité.

Réponse :

$$U_0(x = 1) = QE_0 \text{ et } Q = 3, 2$$

9. Tracer l'allure de U_0 en fonction de x .

Réponse :



10. Exprimer la phase ϕ_u en fonction de x et Q . Faire l'étude des limites et tracer l'allure de ϕ_u en fonction de x .

Réponse :

$\phi_u = \arg(U_0)$, or la partie réelle du dénominateur de U_0 change de signe en fonction de x , on ne peut pas appliquer la fonction arctangente. On réécrit \underline{U}_0 en multipliant au numérateur et au dénominateur par $-j$:

$$\underline{U}_0 = \frac{jE_0x^2}{x/Q - j(1-x^2)} \Rightarrow \phi_u(x) = \pi/2 + \arctan\left(\frac{Q(1-x^2)}{x}\right)$$

Étude des limites :

- $\lim_{x \rightarrow 0} \phi_u(x) = \pi$
- $\lim_{x \rightarrow +\infty} \phi_u(x) = 0$
- $\phi_u(x = 1) = \pi/2$

III.2 Étude de $i(t)$

11. On note $\underline{i}(t) = \underline{I}_0 \sqrt{2} \exp(j\omega t)$ le complexe associé au signal $i(t)$ tel que $i(t) = \Re(\underline{i}(t))$. Montrer que \underline{I}_0 peut se mettre sous la forme :

$$\underline{I}_0 = \frac{I_{max}}{1 + jQ(x - 1/x)}$$

où $x = \omega/\omega_0$ est la pulsation réduite, ω_0 la pulsation propre et Q le facteur de qualité. Exprimer I_{max} en fonction de E_0 , L , C et R .

Réponse :

On applique la loi d'Ohm généralisée sur la bobine :

$$\underline{I_0} = \frac{U_0}{jL\omega} = \frac{E_0 RC/L}{1 + jR(C\omega - 1/(L\omega))}$$

Par identification, on retrouve les expressions de Q et ω_0 et on a $\boxed{I_{max} = E_0 RC/L}$.

12. Justifier que l'expression de I_{max} obtenue est homogène.

Réponse :

On sait que $[RC] = [L/R] = T$:

$$[E_0 RC/L] = [E_0/R] \times [R^2 C/L] = I \times \frac{[RC]}{[L/R]} = I$$

C'est bien une intensité électrique.

13. Exprimer I_0 en fonction de I_{max} , x et Q . Faire l'étude des limites de la fonction $I_0(x)$. On précisera l'équivalent mathématique de $I_0(x)$ à haute et basse fréquences.

Réponse :

I_0 est le module de $\underline{I_0}$:

$$\boxed{I_0(x) = \frac{I_{max}}{\sqrt{1 + Q^2(x - 1/x)^2}}}$$

Étude des limites :

$$\begin{aligned} - \lim_{x \rightarrow 0} I_0(x) &= \lim_{x \rightarrow 0} I_{max}x/ = 0 \\ - \lim_{x \rightarrow +\infty} I_0(x) &= \lim_{x \rightarrow +\infty} I_{max}/(Qx) = 0 \end{aligned}$$

14. A partir de l'étude des limites, peut-on dire qu'il existe nécessairement une résonance de l'intensité $i(t)$?

Réponse :

Comme $I_0(x) > 0$ et que les limites à haute et basse fréquences sont nulles, il existe nécessairement une résonance en intensité.

15. Déterminer la pulsation réduite à la résonance.

Réponse :

$I_0(x)$ est maximale pour $x_r = 1$, alors $I_0(x = 1) = I_{max}$.

16. Définir la bande passante $\Delta x = [x_1, x_2]$. Exprimer x_1 et x_2 en fonction de Q .

Réponse :

Les valeurs de $x \in \Delta x$ vérifient $\boxed{I_0(x) \geq I_{max}/\sqrt{2}}$. On cherche les solutions de l'équation $I_0(x) = I_{max}/\sqrt{2}$:

$$\frac{I_{max}}{\sqrt{1 + Q^2(x - 1/x)^2}} = \frac{I_{max}}{\sqrt{2}} \Leftrightarrow (Q(x - 1/x))^2 = 1 \Leftrightarrow Q(x - 1/x) = \pm 1$$

On obtient deux trinômes de même discriminant :

$$Qx^2 \pm x - Q = 0 \quad ; \quad \Delta = 1 + 4Q^2$$

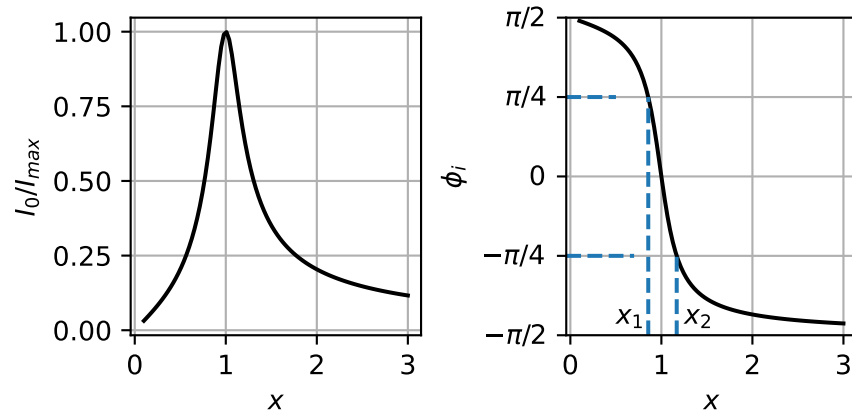
Parmi les quatre solutions, seules deux sont positives :

$$\boxed{x_1 = \frac{-1 + \sqrt{1 + 4Q^2}}{2Q} \quad x_2 = \frac{1 + \sqrt{1 + 4Q^2}}{2Q}}$$

On retrouve $\Delta x = 1/Q$, soit $\frac{\Delta\omega}{\omega_0} = 1/Q$.

17. Tracer l'allure de I_0 en fonction de x . On placera la bande passante sur le graphique.

Réponse :



18. Exprimer la phase ϕ_i en fonction de x et Q . Faire l'étude des limites et tracer l'allure de ϕ_i en fonction de x . On placera la bande passante sur le graphique.

Réponse :

$\phi_i = \arg(I_0)$. La partie réelle du dénominateur de I_0 est toujours positive, donc on peut utiliser la fonction arctangente :

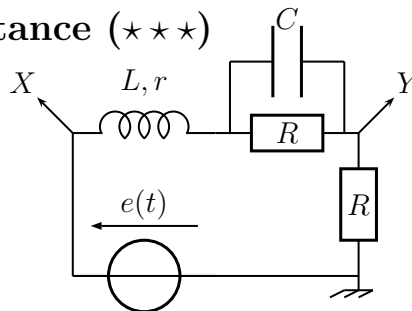
$$\phi_i = -\arctan[Q(x - 1/x)]$$

- $\lim_{x \rightarrow 0} \phi_i(x) = \pi/2$
- $\lim_{x \rightarrow +\infty} \phi_i(x) = -\pi/2$
- $\phi_i(x = 1) = 0$
- $\phi_i(x_1) = \pi/4$ et $\phi_i(x_2) = -\pi/4$

IV Détermination d'une inductance (***)

On réalise le montage représenté ci-contre, et on constate sur l'oscilloscope que pour une fréquence $f_0 = 180 \text{ Hz}$, les signaux recueillis sur les voies X et Y sont en phase.

Données : $R = 100 \Omega$ et $C = 10 \mu\text{F}$.



1. En déduire l'expression puis la valeur de l'inductance L de la bobine.

Réponse :

Sur la voie X , on visualise $e(t)$, et sur la voie Y , on visualise la tension $Ri(t)$. S'il n'y a pas de déphasage entre ces deux voies, c'est que le courant $i(t)$ délivré par le générateur est en phase avec la tension $e(t)$ délivrée par le générateur. Donc l'impédance totale du circuit est un réel (partie imaginaire nulle).

Exprimons l'impédance totale : $\underline{Z} = r + jL\omega + \underline{Z}' + R$ où \underline{Z}' est l'impédance de l'association en parallèle de la résistance R et de la capacité C .

$$\underline{Z}' = \frac{R}{1 + jRC\omega} \Rightarrow \underline{Z} = r + R + jL\omega + \frac{R}{1 + jRC\omega}$$

$$\Leftrightarrow \underline{Z} = r + R + \frac{R}{1 + (RC\omega)^2} + j \left(L\omega - \frac{R^2 C \omega}{1 + (RC\omega)^2} \right)$$

On veut $\text{Im}[\underline{Z}] = 0$, soit
$$L = \frac{R^2 C}{1 + (RC\omega)^2} = 44 \text{ mH}.$$

Éléments de réponses :

E1 Q4 : Le dipôle se comporte comme un résistor pour $\omega_r = \frac{R/L}{\sqrt{R^2(C/L)-1}}$

E3 Q7 : $x_r = \frac{1}{\sqrt{1 - 1/(2Q^2)}}$ si $Q > 1/\sqrt{2}$

E4 Q1 : $L = 44 \text{ mH}$