

On étudie le circuit ci-contre. Le générateur idéal de tension délivre une tension $e(t) = E_m \cos(\omega t)$.

- 1 - Donner l'expression de l'impédance complexe totale \underline{Z} du circuit.

Dans quel domaine de pulsations cette impédance est-elle de type inductive? De type capacitif?

- 2 - On cherche $u_c(t)$ sous la forme $u_c(t) = U_{Cm} \cos(\omega t + \varphi)$.

Par quelle expression complexe ce signal est-il représenté?

- 3 - Donner l'expression de l'amplitude complexe \underline{U}_{Cm} de u_c en fonction de R, L, C, E_m et ω .

Écrire ensuite cette expression sous la forme canonique $\underline{U}_{Cm} = \frac{E_m}{1 - x^2 + j\frac{x}{Q}}$, en introduisant la pulsation propre ω_0 , le facteur

de qualité Q , et la pulsation réduite $x = \omega/\omega_0$.

On donnera les expressions de ω_0 et de Q en fonction de R, L et C .

- 4 - En déduire l'expression de l'amplitude U_{Cm} du courant en fonction de x .

Pour quelles valeurs du facteur de qualité y-a-t'il résonance en tension? Pour quelle pulsation la résonance a-t-elle alors lieu? Quelle est alors la valeur de la tension?

Tracer l'allure de la courbe $U_{Cm} = f(x)$ dans le cas où il y a résonance et dans le cas où il n'y a pas résonance.

- 5 - En déduire également l'expression de la différence de phase φ entre $u_c(t)$ et la tension d'alimentation en fonction de x .

Donner l'allure de la courbe en déterminant la valeur de φ en hautes fréquences, en basses fréquences et à la résonance.

- 6 - À partir de quelle valeur du facteur de qualité la pulsation de résonance et la pulsation propre sont-elles proches à moins de 1%?

- 7 - On s'intéresse à la bande passante dans le cas où il y a résonance. Rappeler la définition de la bande passante. Pour simplifier l'étude, on suppose $Q \gg 1$.

Quelle est alors l'expression de x à la résonance? De U_{Cmax} ?

Établir l'expression de la bande passante Δx en fonction de Q . On pourra à un moment donné utiliser le développement limité $\sqrt{1 + \epsilon} \simeq 1 + \epsilon/2$ pour $\epsilon \ll 1$.

En déduire l'expression de la bande passante $\Delta\omega$. Comment varie-t-elle lorsque Q augmente?

- 8 - L'acuité de la résonance est définie comme $A_c = \frac{\omega_r}{\Delta\omega}$, avec ω_r la pulsation à la résonance.

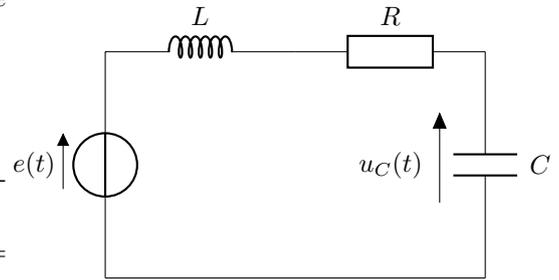
Donner son expression en fonction du facteur de qualité.

Quelle est l'influence du facteur de qualité sur l'acuité de la résonance en tension?

Représenter U_{Cm} en fonction de la pulsation pour différentes valeurs de Q .

- 9 - Application numérique pour $C = 4.0 \text{ nF}$, $R = 2.0 \text{ k}\Omega$, et $L = 4.0 \text{ mH}$.

Donner la valeur de la pulsation à la résonance, de la largeur de la bande passante et de l'acuité.



6.3 – Correction

- 2 - $u_c(t) = U_{Cm} \cos(\omega t + \varphi)$ est représenté par $\underline{u}_c = \underline{U}_{Cm} e^{j\omega t}$ avec $\underline{U}_{Cm} = U_{Cm} e^{j\varphi}$.

- 3 - On applique un diviseur de tension :

$$\underline{U}_{Cm} = \underline{E}_m \times \frac{\underline{Z}_C}{\underline{Z}_C + \underline{Z}_L + R}$$

$$= \frac{E_m}{1 + (jL\omega)(jC\omega) + RjC\omega}$$

$$\underline{U}_{Cm} = \frac{E_m}{1 - x^2 + j\frac{x}{Q}}$$

avec $x = \omega/\omega_0$, $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ et $Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$.

4 - On en déduit
$$U_{C_m} = \frac{E_m}{\sqrt{(1-x^2)^2 + \frac{x^2}{Q^2}}}$$

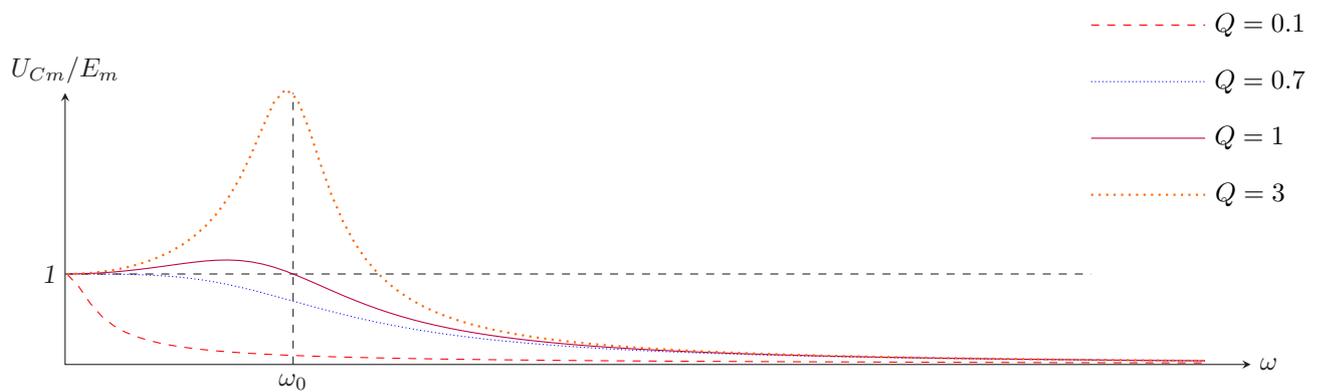
Il y a résonance si $U_{C_m}(x)$ admet un maximum pour une valeur de $x \in]0, +\infty[$. Le numérateur ne dépendant pas de x , ceci est équivalent au fait que le dénominateur admette un minimum. On regarde donc si la dérivée de $(1-x^2)^2 + \frac{x^2}{Q^2}$ s'annule.

On trouve que c'est toujours le cas en $x = 0$ (c'est alors un maximum ou un minimum, mais ce n'est jamais la résonance car c'est en 0), et qu'il y a une seconde possibilité en $x_r = \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}}$, mais seulement si $Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$.

La résonance a donc lieu seulement si $Q > \frac{1}{\sqrt{2}}$, à la pulsation $\omega_r = \omega_0 \sqrt{1 - \frac{1}{2Q^2}}$.

La tension à la résonance vaut $U_{C_{max}} = U_{C_m}(x_r) = \frac{QE_m}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}}$.

On a l'allure suivante :



5 - On a $\varphi = -\arg\left((1-x^2) + j\frac{x}{Q}\right)$.

On ne peut pas utiliser l'expression avec l'arctangente car la partie réelle, $1-x^2$, est parfois négative et parfois positive. Plusieurs façons de s'en sortir.

★ Soit on passe par une étude en certains points, ce qui est suffisant pour avoir l'allure.

Pour $x \rightarrow 0$: ...

Pour $x \rightarrow +\infty$: ...

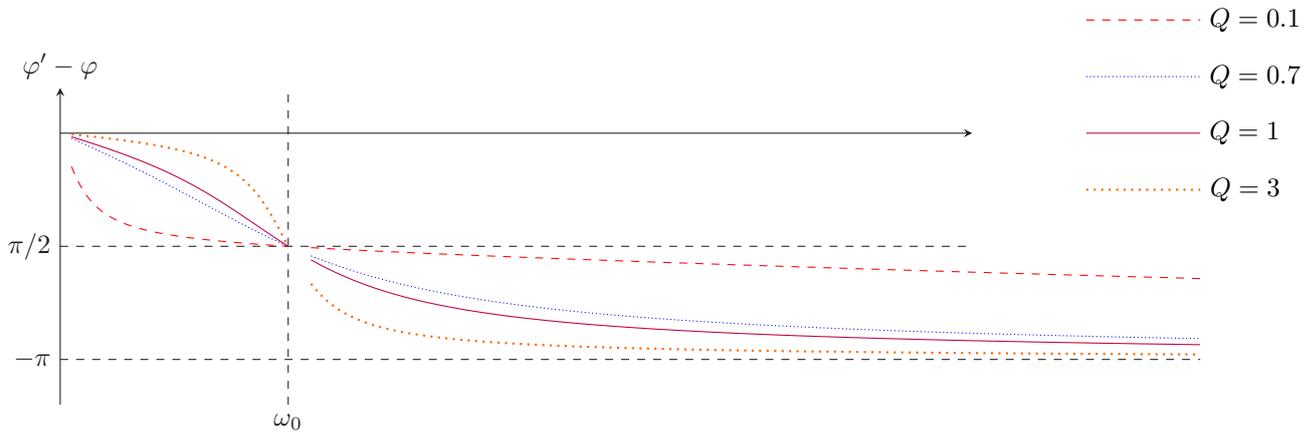
Pour $x = 1$: ...

★ Soit on factorise par j :

$$\begin{aligned} \varphi &= -\arg\left[(1-x^2) + j\frac{x}{Q}\right] \\ &= -\arg\left[j\left(-j(1-x^2) + \frac{x}{Q}\right)\right] \\ &= -\arg j - \arg\left(-j(1-x^2) + \frac{x}{Q}\right) \\ &= -\frac{\pi}{2} - \arctan\frac{-(1-x^2)}{x/Q} \end{aligned}$$

$$\varphi = \arctan\frac{Q(1-x^2)}{x} - \frac{\pi}{2}$$

On a l'allure suivante :



Remarque : Alternativement, on peut voir que $\underline{U}_{Cm} = \frac{I_m}{jC\omega}$ (relation pour le condensateur), donc $\varphi_{U_C} = \varphi_i - \pi/2$ et utiliser l'expression de φ_i pour le courant de l'exercice précédent.

6 -

7 - On a à la résonance $x_r \simeq 1$, $U_{Cmax} \simeq QE_m$.

Pour déterminer les valeurs de x qui délimitent la bande passante, il faut résoudre l'équation :

$$\begin{aligned} \frac{E_m}{\sqrt{(1-x^2)^2 + \frac{x^2}{Q^2}}} &= \frac{1}{\sqrt{2}} \times \frac{QE_m}{\sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}} \\ (1-x^2)^2 + \frac{x^2}{Q^2} &= 2 \frac{1 - \frac{1}{4Q^2}}{Q^2} \\ x^4 - 2x^2 + 1 + \frac{x^2}{Q^2} &= 2 \frac{1}{Q^2} - \frac{1}{4Q^4} \quad \text{et on néglige le terme en } \frac{1}{4Q^4} \\ x^4 - \left(2 - \frac{1}{Q^2}\right)x^2 + 1 - \frac{2}{Q^2} &= 0 \end{aligned}$$

C'est un trinôme en x^2 . Le discriminant est :

$$\begin{aligned} \Delta &= \left(2 - \frac{1}{Q^2}\right)^2 - 4 \left(1 - \frac{2}{Q^2}\right) \\ &= 4 - 4 \frac{1}{Q^2} + \frac{1}{Q^4} - 4 + \frac{8}{Q^2} \\ &= 4 \frac{1}{Q^2} + \frac{1}{Q^4} \quad \text{et on néglige le terme en } \frac{1}{Q^4} \\ &= \frac{4}{Q^2} \end{aligned}$$

On a donc les solutions :

$$\begin{aligned} x^2 &= \frac{1}{2} \left[\left(2 - \frac{1}{Q^2}\right) \pm \frac{2}{Q} \right] \\ &= 1 - \frac{1}{2Q^2} \pm \frac{1}{Q} \quad \text{et on néglige le terme en } \frac{1}{2Q^2} \\ &= 1 \pm \frac{1}{Q} \end{aligned}$$

Comme $Q \gg 1$, les deux solutions sont positives, et il y a donc deux solutions pour x données par :

$$x = \sqrt{1 \pm \frac{1}{Q}}$$

$$\boxed{x = 1 \pm \frac{1}{2Q}}$$

Enfin, la largeur de la bande passante est donnée par la différence des deux solutions, soit donc :

$$\Delta x = 1 + \frac{1}{2Q} - \left(1 - \frac{1}{2Q}\right)$$

$$\Delta x = \frac{1}{Q}.$$

On a donc :

$$\Delta \omega = \frac{\omega_0}{Q}.$$

Remarque : Si on ne néglige aucun terme au cours du calcul (en supposant donc uniquement $Q > \frac{1}{\sqrt{2}} \simeq 0.71$), on trouve en fait :

$$\Delta \omega = \frac{\omega_0}{Q} \sqrt{1 - \frac{1}{4Q^2}}.$$

Cependant le calcul n'est valide que si Q est assez élevé, car s'il est trop petit alors une des deux solutions $x^2 = \dots$ est négative et n'existe donc pas. On comprend en fait graphiquement que pour que les deux solutions x existent, il faut que $\frac{U_{Cm,max}/E_m}{\sqrt{2}}$ soit supérieur à 1 (qui est la valeur de U_{Cm}/E_m en $x = 0$). On peut montrer

que ceci est équivalent à $Q^2 + \frac{1}{2Q^2} \geq 2$, soit donc à $Q \geq \sqrt{1 + \frac{1}{\sqrt{2}}} \simeq 1.31$. Pour des valeurs inférieures de Q , la bande passante n'est pas définie.