CHAPITRE 2

Phénomènes de Résonance Puissance en Régime Sinusoïdal

I- ETUDE DE Z(ω)

1) Résistance pure

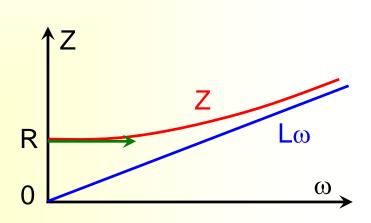
 $\overline{Z} = R$ impédance réelle \Rightarrow ne dépend pas de ω

2) Circuit RL

$$\overline{Z} = R + jL\omega \implies Z = \sqrt{R^2 + L^2\omega^2}$$

→ Hautes fréquences (HF):

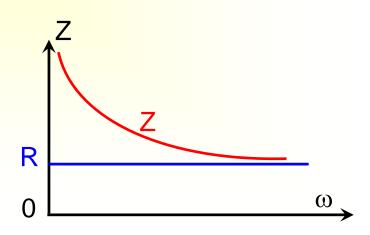
$$L\omega^{1} => I = \frac{V}{Z} \rightarrow 0$$



⇒ le circuit agit comme un coupe-circuit en HF

3) Circuit RC

$$\overline{Z} = R + \frac{1}{jC\omega}$$
 \Rightarrow $Z = \sqrt{R^2 + \frac{1}{C^2\omega^2}}$



$$\rightarrow \omega = 0 \Rightarrow Z infinie$$

⇒ le condensateur s'oppose au passage du courant continu

$$\rightarrow \omega \nearrow \Rightarrow Z \searrow$$

⇒ les condensateurs sont plus facilement traversés par des courants HF que des courants BF

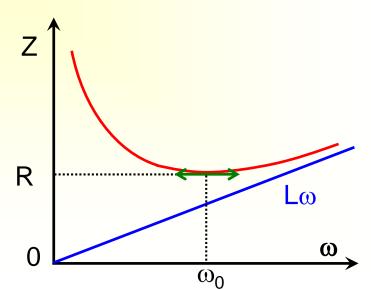
4) Circuit RLC série

$$\overline{Z} = R + j \left(L\omega - \frac{1}{C\omega} \right) \implies Z = \sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega} \right)^2}$$

 \rightarrow minimum pour Z = R

$$\Leftrightarrow \boxed{\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}}$$

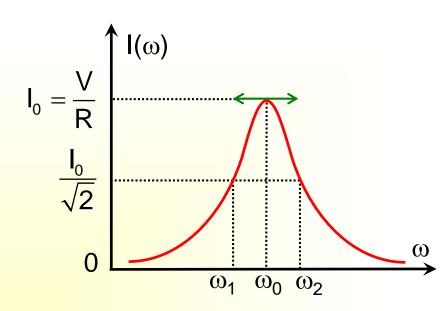
 ω_0 = pulsation propre du circuit



→ Résonance d'intensité

$$I = \frac{V}{Z} = \frac{V}{\sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2}}$$

$$* \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \implies Z = R$$



- v(t) et i(t) sont en phase
- I est $\underline{\text{maximum}} \implies \text{il y a } \underline{\text{résonance}} \qquad | I_{\text{max}} = I_0 = \frac{V}{R} |$

$$I_{\text{max}} = I_0 = \frac{V}{R}$$

largeur de la courbe de résonance:

 $\Delta \omega = \omega_2 - \omega_1$ = bande passante du circuit

avec
$$I(\omega_1) = I(\omega_2) = \frac{I_0}{\sqrt{2}}$$
 (effet Joule divisé par 2)

\rightarrow Calcul de ω_1 et ω_2 :

$$I(\omega) = \frac{V}{Z} = \frac{I_0}{\sqrt{2}} = \frac{V}{\sqrt{2}} \implies Z = R\sqrt{2} = \sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2}$$

$$\Rightarrow LC\omega^2 \pm RC\omega - 1 = 0$$
soit $\omega^2 \pm \frac{R}{L}\omega - \omega_0^2 = 0$

⇒ 2 racines réelles positives:

$$\omega_1 = -\frac{R}{2L} + \sqrt{\frac{R^2}{2 L^2} + \omega_0^2} \text{ et } \omega_2 = +\frac{R}{2L} + \sqrt{\frac{R^2}{2 L^2} + \omega_0^2}$$

$$\Delta \omega = \omega_2 - \omega_1 = \frac{R}{L}$$

bande passante du circuit

→ Facteur de qualité:

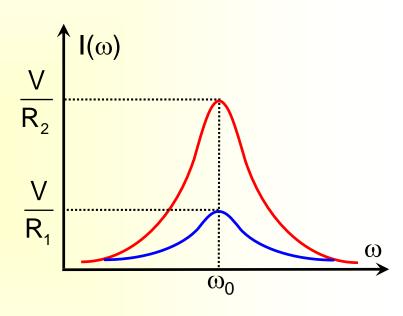
$$\frac{1}{Q} = \frac{\Delta \omega}{\omega_0} = \frac{R}{L\omega_0} \quad \Rightarrow \quad Q = \frac{L\omega_0}{R}$$

* Résonance "floue":

$$R_1$$
 élevé $\Rightarrow \Delta \omega$ grand $\Rightarrow I_{max}$ faible

* Résonance "aigue":

$$R_2$$
 faible $\Rightarrow \Delta \omega$ petit $\Rightarrow I_{max}$ élevé $\Rightarrow Q$ grand



Si Q est important, la bande passante est petite et l'intensité élevée

→ Surtension à la résonance:

Tensions aux bornes des éléments du circuit série RLC:

$$\overline{V}_R = R \overline{I}$$
; $\overline{V}_L = jL\omega \overline{I}$; $\overline{V}_C = \frac{1}{jC\omega} \overline{I}$ avec $\overline{I} = \frac{V}{\overline{Z}}$

A la résonance, $\omega = \omega_0$ et $\overline{Z} = R$

$$\Rightarrow \frac{\overline{V}_L}{\overline{V}} = j \frac{L\omega_0}{R} = jQ = Q e^{j\frac{\pi}{2}} \qquad \frac{\overline{V}_C}{\overline{V}} = \frac{1}{jRC\omega_0} = -jQ = Q e^{-j\frac{\pi}{2}}$$

$$d'où \qquad V_L = V_C = QV$$

- A la résonance, les tensions aux bornes de la self et du condensateur sont en opposition de phase et de valeur maximum égale.
- Si R est faible, Q peut devenir très grand:

$$\Rightarrow$$
 V_L \gg V et V_C \gg V =>

<u>surtension</u>

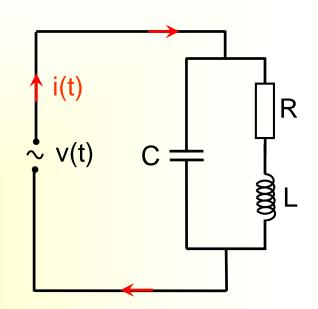
Q = coefficient de surtension

5) Circuit RLC parallèle ou circuit antirésonant (circuit bouchon)

$$\frac{1}{\overline{Z}} = jC\omega + \frac{1}{R + jL\omega} = \frac{(1 - LC\omega^2) + jRC\omega}{R + jL\omega}$$

L'impédance réelle est alors:

$$Z = \left|\overline{Z}\right| = \sqrt{\frac{R^2 + L^2 \omega^2}{(1 - LC\omega^2)^2 + R^2 C^2 \omega^2}}$$



→ Résonance parallèle:

Z est maximum pour $LC\omega^2 = 1$ c'-à-d pour $\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$

$$\Rightarrow \overline{Z}(\omega_0) = \frac{R + jL\omega_0}{jRC\omega_0} = \frac{R(1 + jQ)}{jRC\omega_0} = \frac{1 + jQ}{j\frac{1}{L\omega_0}} = L\omega_0(Q - j)$$

$$\left[Q = \frac{L\omega_0}{R} \text{ facteur de qualité du circuit}\right] \Rightarrow \overline{Z}(\omega_0) = L\omega_0\sqrt{Q^2 + 1}$$

$$Q = \frac{L\omega_0}{R}$$
 facteur de qualité du circuit

$$Z(\omega_0) = L\omega_0\sqrt{Q^2 + 1}$$

En général Q >>1

alors
$$Z(\omega_0) \approx L\omega_0 Q = Q^2 R >> R$$

→ A la résonance, le circuit est équivalent à une résistance très grande par rapport à R.

L'intensité dans le circuit est alors:

$$I(\omega_0) = \frac{V}{Z(\omega_0)} = \frac{V}{Q^2 R} \to 0$$

Pratiquement, ce circuit arrêtera le courant de pulsation ω_0 \Rightarrow circuit « bouchon » ou antirésonant.

II- PUISSANCE en REGIME SINUSOIDAL

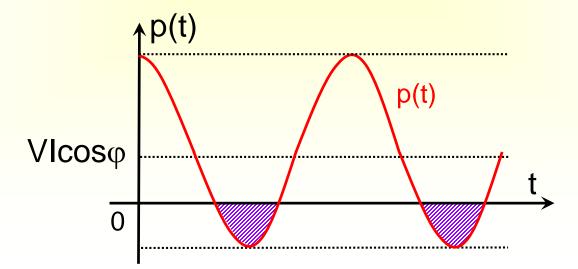
1) <u>Définitions</u>

→ Puissance instantanée p(t):

$$v(t) = V_{m} \cos \omega t = V \sqrt{2} \cos \omega t$$
$$i(t) = I_{m} \cos (\omega t + \varphi) = I \sqrt{2} \cos (\omega t + \varphi)$$

$$p(t) = v(t) \cdot i(t) = VI \left[\cos \phi + \cos \left(2\omega t + \phi \right) \right]$$
[Watt]

- * p(t) oscille autour de la valeur VIcosφ
- * p(t) < 0 ⇒ le circuit rend de l'énergie à la source</p>



→ Puissance active (ou réelle) P_a:

C'est la valeur moyenne de p(t)

$$P_{a} = \langle p(t) \rangle = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} VI\cos\phi \, dt + \frac{1}{T} \int_{0}^{T} VI\cos(2\omega t + \phi) dt$$

$$P_{a} = VI\cos\phi$$
[Watt]

- * $\cos \varphi = \text{facteur de puissance}$
- * Bobine pure et condensateur: $\varphi = \pm \frac{\pi}{2} \implies \cos \varphi = 0$
- ⇒ ces éléments ne consomment pas de puissance active. Seule une résistance en consomme: effet Joule

→ Puissance apparente S :

$$S_{[V.A]} = V \cdot I$$

→ Puissance complexe P_c:

La puissance complexe \bar{P}_{c} a pour partie réelle la puissance active et pour partie imaginaire la puissance réactive

* module
$$|\vec{P}_C| = \sqrt{P_a^2 + P_r^2} = V \cdot I = S$$
 puissance apparente

- * une self consomme une puissance réactive : $P_r = L\omega I^2$
- * un condensateur produit une puissance réactive : $P_r = -\frac{I^2}{C_0}$

2) Théorème de Boucherot

Il s'applique aux associations série ou parallèle de dipôles élémentaires:

Les puissances actives et réactives absorbées par un groupement de dipôles sont respectivement égales à la somme des puissances actives et réactives absorbées par chaque élément

$$\overline{P}_{C} = P_{a} + jP_{r} = \sum \overline{P}_{C_{i}} = \sum P_{a_{i}} + j\sum P_{r_{i}}$$

3) Importance du facteur de puissance cosq

Soit V la tension aux bornes d'une installation industrielle ou domestique. La puissance consommée est:

$$P = VI \cos \phi \Rightarrow I = \frac{P}{V \cos \phi}$$

⇒ l'énergie perdue par effet Joule dans la ligne de transport de résistance R est égale à:

$$P_{ligne} = R I^2 = \frac{R P^2}{V^2 \cos \varphi^2} \Rightarrow \text{ si cos} \varphi \text{ faible, } P_{ligne} \text{ grande}$$

 \Rightarrow on impose $\cos \varphi \ge 0.9$ sous peine d'amende

Comment améliorer le cosφ?

Soit une installation d'impédance $\overline{Z} = R + jX$

Plaçons un condensateur en //. L'impédance équivalente est:

$$\overline{Z}_{eq} = \overline{Z} / / \overline{Z}_{C} = \frac{R + jX}{(1 - XC\omega) + jRC\omega}$$

$$\overline{Z}_{eq} = \frac{R + j(X - X^2C\omega - R^2C\omega)}{D}$$

donc:
$$tg \varphi = \frac{X - X^2C\omega - R^2C\omega}{R}$$

on veut $\cos \varphi = 1 \implies \varphi = 0$

$$\Rightarrow X - X^2C\omega - R^2C\omega = 0$$

d'où
$$C = \frac{X}{Z^2 \omega}$$

Pour améliorer le cosφ, il suffit de placer un condensateur en dérivation par rapport à l'installation