

Électrocinétique en RSF

/5 **1** Sous quelle forme mathématique s'exprime le signal d'un système en RSF ? Présenter alors le passage en complexes et l'intérêt de cette forme pour la dérivation et l'intégration.

$$\begin{aligned} y(t) &= Y_0 \cos(\omega t + \varphi) \\ \Leftrightarrow \underline{y}(t) &= Y_0 e^{j(\omega t + \varphi)} \\ \Leftrightarrow \boxed{\underline{y}(t) = \underline{Y} e^{j\omega t}} &\quad \text{avec} \quad \boxed{\underline{Y} = Y_0 e^{j\varphi}} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \frac{dy}{dt} &= \frac{dY e^{j\omega t}}{dt} = j\omega \cdot Y e^{j\omega t} \Leftrightarrow \boxed{\frac{dy}{dt} = j\omega y(t)} \\ \int y &= \int Y e^{j\omega t} = \frac{Y e^{j\omega t}}{j\omega} \Leftrightarrow \boxed{\int y(t) = \frac{y(t)}{j\omega}} \end{aligned}$$

/6 2 Après avoir fait les schémas correspondant, démontrer la relation du pont diviseur de tension pour deux impédances \underline{Z}_1 et \underline{Z}_2 en série d'une part, et la relation du pont diviseur de courant pour deux impédances en parallèle d'autre part.

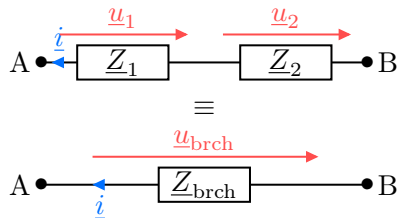


FIG. 10.1 – Association série

$$\underline{I} = \frac{U_{\text{brch}}}{\underline{Z}_{\text{brch}}} = \frac{U_k}{\underline{Z}_k} \Leftrightarrow \boxed{U_k = \frac{\underline{Z}_k}{\underline{Z}_{\text{brch}}} U_{\text{brch}}}$$

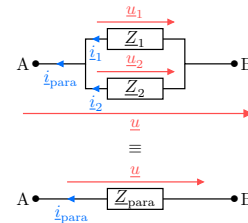


FIG. 10.2 – Association parallèle

$$\underline{U} = \underline{Z}_{\text{para}} \underline{I}_{\text{para}} = \underline{Z}_1 \underline{I}_1 \Leftrightarrow \underline{I}_k = \frac{\underline{Z}_{\text{para}}}{\underline{Z}_k} \underline{I}_{\text{para}}$$

3 On étudie un circuit RLC série, soumis à une tension sinusoïdale $e(t) = E_0 \cos(\omega t)$. **Représenter le circuit** en complexes, puis déterminer l'**amplitude complexe \underline{I}** et la mettre sous la forme $\underline{I} = \frac{E_0/R}{1+jQ(x-\frac{1}{x})}$, où $x = \omega/\omega_0$ est la pulsation réduite, et ω_0 et Q des constantes **à identifier** et exprimer en fonction de R , L et C . Donner son **amplitude réelle**. Déterminer sa **pulsation de résonance**.

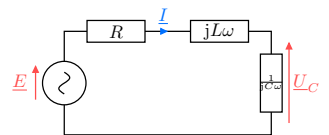


FIG. 10.3 – Circuit RLC

$$\begin{aligned} E_0 &= \left(R + jL\omega + \frac{1}{jC\omega} \right) \underline{I} \\ \Leftrightarrow \underline{I} &= \frac{E_0}{R + j \left(L\omega - \frac{1}{C\omega} \right)} \quad \left. \begin{array}{l} \text{Isole} \\ 1/j = -j \end{array} \right\} \\ \Leftrightarrow \underline{I} &= \frac{E_0/R}{1 + j \left(\underbrace{\frac{L}{R}}_{=\frac{Q}{\omega_0}} \omega - \underbrace{\frac{1}{RC}}_{=Q\omega_0} \frac{1}{\omega} \right)} \quad \left. \begin{array}{l} \text{Forme} \\ \text{canonique} \end{array} \right\} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} & \Leftrightarrow \boxed{\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}} \quad \text{et} \quad \boxed{Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}} \\ \Rightarrow & \boxed{\underline{I} = \frac{E_0/R}{1 + jQ \left(x - \frac{1}{x}\right)}} \quad \text{et} \quad \boxed{I = \frac{E_0/R}{\sqrt{1 + Q^2 \left(x - \frac{1}{x}\right)^2}}} \\ & \Rightarrow I(x_r) = I_{\max} \Leftrightarrow \underbrace{1 + Q^2 \left(x_r - \frac{1}{x_r}\right)^2}_{\geq 0} \quad \text{minimal} \\ & \Leftrightarrow Q^2 \left(x_r - \frac{1}{x_r}\right)^2 = 0 \Leftrightarrow x_r = \frac{1}{x_r} \\ & \Leftrightarrow \boxed{x_r = 1} \quad \text{ou} \quad \boxed{\omega_r = \omega_0} \end{aligned}$$