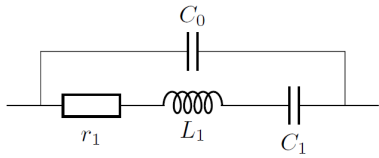
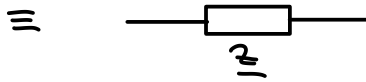
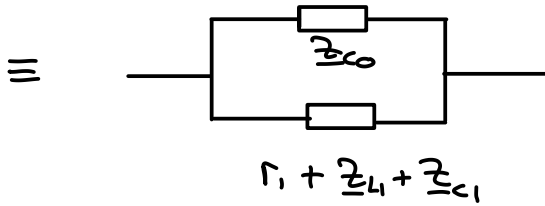
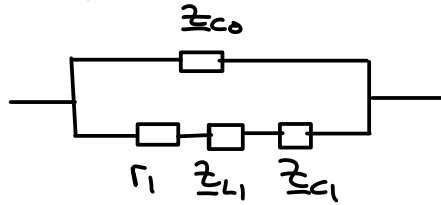


Impédance d'un cristal de quartz

↵ devient en RSF et en employant



les notations complexes :



$$\text{car } \underline{Y} = \frac{1}{\underline{Z}} = \underline{Y}_{c0} + \frac{1}{r_1 + \underline{Z}_{L1} + \underline{Z}_{c1}}$$

$$= jC_0\omega + \frac{1}{r_1 + jL_1\omega + \frac{1}{jC_1\omega}}$$

$$\underline{Y} = jC_0\omega + \frac{jC_1\omega}{1 + jC_1\omega(r_1 + jL_1\omega)}$$

$$= \frac{jC_0\omega [1 + jC_1\omega(r_1 + jL_1\omega)] + jC_1\omega}{1 + jC_1\omega(r_1 + jL_1\omega)}$$

D'où :

$$\underline{Z} = \frac{1 + jC_1\omega(r_1 + jL_1\omega)}{j(C_0 + C_1)\omega - C_0C_1\omega^2(r_1 + jL_1\omega)}$$

2] On cherche à négliger r_1 .

En fait, cela ne veut rien dire ! ...

On constate que dans Z apparaissent des termes :

$$r_1 + \underline{\underline{jL_1\omega}}$$

Si $r_1 \ll L_1\omega$, alors $r_1 + jL_1\omega \approx jL_1\omega$

$$\Leftrightarrow 2\pi f \gg \frac{r_1}{L_1}$$

$$f \gg \frac{r_1}{2\pi L_1}$$

3] Z se simplifie alors ainsi :

$$Z \approx \frac{1 + jC_1\omega jL_1\omega}{j(\underbrace{C_0+C_1})\omega - C_0C_1\omega^2 jL_1\omega}$$

$$= \frac{1 - L_1C_1\omega^2}{j\omega \left[(C_0+C_1) - L_1C_0C_1\omega^2 \right]}$$

$$= \frac{1 - L_1C_1\omega^2}{j(\underbrace{C_0+C_1})\omega \cdot \left[1 - L_1 \frac{C_0C_1}{C_0+C_1} \omega^2 \right]}$$

$$\text{Donc: } Z \approx \frac{1}{jC_{eq}\omega} \cdot \frac{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_s}\right)^2}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_p}\right)^2}$$

$$\text{avec: } \begin{cases} \omega_s = \frac{1}{\sqrt{L_1C_1}} \\ \omega_p = \sqrt{\frac{C_0+C_1}{L_1C_0C_1}} \end{cases}$$

$$\text{et: } C_{eq} = C_0 + C_1$$

$$4) \quad f_s = \frac{1}{2\pi\sqrt{L_1 C_1}} \quad \text{et} \quad f_p = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{C_0 + C_1}{L_1(C_0 + C_1)}}$$

$$f_s = 3,277 \text{ MHz}$$

$$f_p = 3,283 \text{ MHz}$$

5) \gg si $\omega \ll \omega_s < \omega_p$

alors $\frac{\omega}{\omega_s} \ll 1$ et $\frac{\omega}{\omega_p} \ll 1$

d'où : $\underline{Z} \approx \frac{1}{jC_{eq}\omega} \Rightarrow$ comportement capacitif
 $\text{Arg}(\underline{Z}) = -\frac{\pi}{2}$

\hookrightarrow Demande ①
 sur la trace
 (voir dernière page)

\gg si $\omega_s \ll \omega \ll \omega_p$

alors $\frac{\omega}{\omega_s} \gg 1$ et $\frac{\omega}{\omega_p} \ll 1$

d'où : $\underline{Z} \approx \frac{1}{jC_{eq}\omega} \left(-\frac{\omega}{\omega_s}\right)^2$

$\hookrightarrow \frac{1}{j} = -j$

$$= j \frac{1}{C_{eq}\omega_s^2} \omega$$

$\hookrightarrow \frac{1}{\omega_s^2} = L_1 C_1$

$$\underline{Z} = j L_1 \frac{C_1}{C_0 + C_1} \omega$$

\Rightarrow comportement inductif , $\text{Arg}(\underline{Z}) = +\frac{\pi}{2}$

\hookrightarrow Demande ②

\gg si $\omega_s < \omega_p \ll \omega$

alors $\frac{\omega}{\omega_s} \gg 1$ et $\frac{\omega}{\omega_p} \gg 1$

d'où : $\underline{Z} \approx \frac{1}{jC_{eq}\omega} \cdot \frac{-(\omega/\omega_s)^2}{-(\omega/\omega_p)^2}$

$$= \frac{1}{j(\omega C_1) \omega} \cdot \frac{L_1 C_1}{\frac{L_1 C_0 C_1}{\omega + \omega_0}}$$

$$\underline{Z} \approx \frac{1}{j C_0 \omega}$$

⇒ Comportement capacitif, $\text{Arg}(\underline{Z}) = -\frac{\pi}{2}$

↳ Domaine ③

