Calcul des FILTRES ACTIFS



Impédance complexe

Impédance équivalente d'un circuit électrique exprimé en complexe



 $\underline{z = a + j.b}$ avec j le nombre complexe unité tel que $j^2 = -1$.

avec

$$|\underline{z}| = \sqrt{a^2 + b^2}$$
 module de \underline{z}

et

$$\varphi_{(j\omega)} = Arctg \frac{b}{a}$$
 phase de \underline{z}

$$\underline{z} = a + j.b = |\underline{z}|.e^{j\varphi}$$

-		
	plan temporel	plan complexe
i _(t) R	$u_{(t)} = Ri_{(t)}$	$\underline{U} = R.\underline{I}$
$u_{(t)}$ $i_{(t)}$ L	$u_{(t)} = L.\frac{di}{dt}$	$\underline{U} = jL\omega.\underline{I}$
$i_{(t)}$ C	$i_{(t)} = C \frac{du}{dt}$	$\underline{U} = \frac{1}{j.C.\omega}.\underline{I}$

Technique de calcul

Les lois de l'électrocinétique s'appliquant en complexe, on privilégiera la loi de courant.

(pour les condensateurs, calculer avec \underline{Z}_c et remplacer au bon moment par $\frac{1}{i.C.\omega}$)

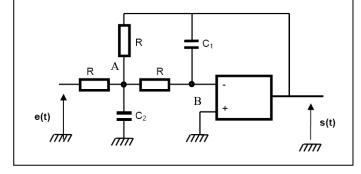
Exemple

Adi en régime linéaire (réaction <0)

$$\underline{V}^{\scriptscriptstyle +} = \underline{V}^{\scriptscriptstyle -}$$

Loi de courant en A

$$\frac{\underline{E} - \underline{V}_A}{R} + \frac{\underline{V}^- - \underline{V}_A}{R} + \frac{\underline{S} - \underline{V}_A}{R} + \frac{0 - \underline{V}_A}{\underline{Z}_{c^2}} = 0$$
 (1)



Loi de courant en B

$$\frac{\underline{V}_{A} - \underline{V}^{-}}{R} + \frac{\underline{S} - \underline{V}^{-}}{\underline{Z}_{c1}} = 0 \qquad \text{et } \underline{V}^{+} = 0 \qquad \text{alors } \underline{V}_{A} = -\frac{R}{\underline{Z}_{c1}}.\underline{S}$$
 (2)

et
$$\underline{V}^+ = 0$$

alors
$$\underline{V}_A = -\frac{R}{Z_{c1}} \cdot \underline{S}$$
 (2)

en remplaçant (2) dans (1) (après avoir regroupé les termes en \underline{V}_A) $\frac{\underline{E}}{R} + \frac{\underline{S}}{R} - \underline{V}_A$. $(\frac{3}{R} + \frac{1}{Z_{s2}}) = 0$

$$\frac{\underline{E}}{R} + \frac{\underline{S}}{R} - \underline{V}_A \cdot (\frac{3}{R} + \frac{1}{\underline{Z}_{c2}}) = 0$$

Il est judicieux de garder les termes en $\frac{1}{Z_c}$ ou $\frac{R}{Z_c}$ $\frac{E}{R} + \frac{S}{R} + \frac{R}{Z_{c1}} \cdot \underline{S} \cdot (\frac{3}{R} + \frac{1}{Z_{c2}}) = 0$ et de ne pas réduire au même dénominateur $\underline{S} \cdot \left[\frac{1}{R} + \frac{R}{Z_{c1}} \cdot (\frac{3}{R} + \frac{1}{Z_{c2}}) \right] = -\frac{E}{R}$

est judicieux de garder les termes en
$$\frac{1}{Z_c}$$
 ou $\frac{R}{Z_c}$ et de ne pas réduire au même dénominateur

$$\underline{S}\left[\frac{1}{R} + \frac{R}{\underline{Z}_{c1}}.(\frac{3}{R} + \frac{1}{\underline{Z}_{c2}})\right] = -\frac{\underline{E}}{R}$$

$$\underline{\underline{F}}_{(j\omega)} = \underline{\underline{\underline{S}}} = \frac{-1}{R.\left[\frac{1}{R} + \frac{3}{\underline{Z}_{c1}} + \frac{R}{\underline{Z}_{c1}.\underline{Z}_{c2}}\right]} \quad \text{finalement} \qquad \underline{\underline{F}}_{(j\omega)} = \frac{1}{1 + 3.R.C_1.j.\omega + R^2.C_1.C_2.(j.\omega)^2}$$

$$\underline{F}_{(j\omega)} = \frac{1}{1 + 3.R.C_1.j.\omega + R^2.C_1.C_2.(j.\omega)^2}$$

Forme canonique $\frac{\underline{F}_{(j\omega)} = \frac{1}{1 + 2.m \frac{j\omega}{\omega_o} + \left(\frac{j\omega}{\omega_o}\right)^2}$

avec
$$\omega_o = \frac{1}{R\sqrt{C_1C_2}}$$
 et $m = \frac{3}{2}\sqrt{\frac{C_2}{C_1}}$