

# Travail collaboratif : Construction d'un outil permettant d'analyser et de synthétiser des filtres d'ordre 1

K. Boudjelaba

BTS SN-EC, 1ère année



Cadrage du travail collaboratif

Fonction de transfert : Rappel

Calcul de l'argument  $\arg[T(j\omega)]$  :

Exemple d'application sur un circuit actif

Mise en équation des composants (fonction `compute_component`)

Exemple d'application sur un circuit passif

Solution (Filtres passifs) : Calcul de  $\frac{V_s}{V_e}$

Solution (Filtres actifs) : Calcul de  $\frac{V_s}{V_e}$

Résumé :

## Objectifs

Construire de manière collaborative des fichiers Jupyter Notebook permettant de :

- ▶ retrouver de manière rapide les fonctions de transfert normalisées exprimées en fonction des composants du circuit;
- ▶ obtenir les paramètres du filtre étudié en fonction des valeurs de composants choisis;
- ▶ obtenir les valeurs de composants nécessaires pour répondre à un gabarit donné;
- ▶ date limite :



## Organisation du dossier

Le dossier SN1-filter-design-master est constitué de plusieurs fichiers Jupyter Notebook disponibles dans le répertoire src:

- ▶ circuits RC (passifs);
- ▶ circuits RL (passifs);
- ▶ circuits RC (actifs).

A la racine, le fichier `index.ipynb` permet de naviguer rapidement dans l'arborescence du projet. Pour chaque circuit, 3 zones doivent être complétées :

- ▶ **Fonction de Transfert** : la fonction de transfert à rentrer dans une formule en respectant les indices des composants du schéma proposé. Cette fonction de transfert devra être présentée sous forme normalisée;
- ▶ **Fonction `compute_parameters`** : les paramètres du filtre ( $\omega_c$ ,  $T_{BF}$  ou  $T_{HF}$ ) doivent être calculés par des instructions Python;

- ▶ **Fonction `compute_component`:** Vous devez choisir le nombre de composants à poser arbitrairement et lesquels. Les autres composants sont alors calculés par une formule prenant comme données d'entrée tout ou partie du cahier des charges et des composants fixés.

## Travail demandé

- ▶ Chaque étudiant s'engage à contribuer sur au moins 2 filtres (un filtre passif et un filtre actif).
- ▶ Il est fortement conseillé de vérifier vos fonctions en utilisant LTSpice.

Plus la répartition des filtres étudiés sera bien faite, plus l'outil final du groupe (2 élèves max) sera intéressant. Les étudiants qui le souhaitent peuvent aussi prendre en charge la vérification d'une ou plusieurs contributions et le faire apparaître dans les Notebooks.

# Fonction de transfert : Rappel

La fonction de transfert d'un système du premier ordre est définie par

$$T(p) = \frac{V_s(p)}{V_e(p)} = \frac{b_1 p + b_0}{a_1 p + a_0}$$

## Analyse de la fonction de Transfert : Méthodologie

- ▶ Ordre du système → puissance la plus élevée de  $p$  au dénominateur.
- ▶ Réponse fréquentielle
  - ▶ On pose  $p = j\omega$ .
  - ▶ On représente ensuite  $|T(j\omega)|$  et  $\arg[T(j\omega)]$ .

## Forme normalisée d'une fonction de transfert du 1er ordre

$$T(j\omega) = \frac{V_s(t)}{V_e(t)} = \frac{b_1 \cdot j\omega + b_0}{a_1 \cdot j\omega + a_0} = \left(\frac{b_0}{a_0}\right) \frac{1 + \frac{b_1}{b_0} j\omega}{1 + \frac{a_1}{a_0} j\omega} = \frac{\left(\frac{b_0}{a_0}\right) \left(1 + \frac{b_1}{b_0} j\omega\right)}{1 + \frac{a_1}{a_0} j\omega}$$

$$T(j\omega) = \frac{T_0 + T_\infty j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$$

 Forme normalisée de la fonction de transfert

Avec  $\omega_c = \frac{a_0}{a_1}$  ,  $T_0 = \frac{b_0}{a_0}$  et  $T_\infty = \frac{b_1}{a_1}$

Filtre passe-bas  $\rightarrow T(j\omega) = \frac{T_0}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$  cas où  $b_1 = 0$  ( $T_\infty = 0$ )

Filtre passe-haut  $\rightarrow T(j\omega) = \frac{T_\infty j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$  cas où  $b_0 = 0$  ( $T_0 = 0$ )

## Filtre passe-bas

$$\text{On a } T(j\omega) = \frac{T_0}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$$

$$\Rightarrow |T(j\omega)| = \frac{\sqrt{T_0^2}}{\sqrt{1 + \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}} = \frac{|T_0|}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2}}$$

$$\Rightarrow \log(|T(j\omega)|) = \log\left(\frac{|T_0|}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2}}\right) = \log[|T_0|] - \frac{1}{2} \log\left(1 + \left(\frac{\omega}{\omega_c}\right)^2\right)$$

$$\Rightarrow \arg[T(j\omega)] = \arg\left[\frac{T_0}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}\right] = \arg[T_0] - \arg\left[1 + j \frac{\omega}{\omega_c}\right]$$

$$\Rightarrow \arg[T(j\omega)] = \arg[T_0] - \tan^{-1}\left(\frac{\omega}{\omega_c}\right) \quad \text{Avec } \arg[T_0] = \begin{cases} 0 & \text{si } T_0 > 0 \\ \pm\pi & \text{si } T_0 < 0 \end{cases}$$



## Filtre passe-haut

$$\text{On a } T(j\omega) = \frac{T_{\infty} j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$$

$$\Rightarrow |T(j\omega)| = \frac{\sqrt{T_{\infty}^2 \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}}{\sqrt{1 + \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}} = \frac{|T_{\infty}| \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right)}{\sqrt{1 + \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right)^2}}$$

$$\Rightarrow \log(|T(j\omega)|) = \log \left( \frac{|T_{\infty}| \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right)}{\sqrt{1 + \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right)^2}} \right) = \log \left( |T_{\infty}| \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right) \right) - \frac{1}{2} \log \left( 1 + \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right)^2 \right)$$

$$\Rightarrow \arg[T(j\omega)] = \arg \left[ \frac{T_{\infty} j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}} \right] = \arg \left[ T_{\infty} j \frac{\omega}{\omega_c} \right] - \arg \left[ 1 + j \frac{\omega}{\omega_c} \right]$$

$$\Rightarrow \arg[T(j\omega)] = \arg \left[ T_{\infty} j \frac{\omega}{\omega_c} \right] - \tan^{-1} \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right)$$

$$\text{Avec } \arg \left[ T_{\infty} j \frac{\omega}{\omega_c} \right] = \begin{cases} \frac{+\pi}{2} & \text{si } T_{\infty} > 0 \\ \frac{-\pi}{2} & \text{si } T_{\infty} < 0 \end{cases}$$

# Exemple d'application sur un circuit actif

On considère le filtre représenté dans la figure ci-dessous.

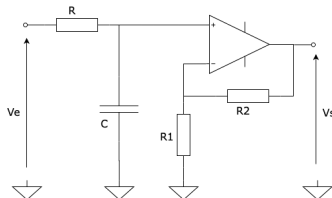


Figure 1: Circuit RC actif

## Calcul de la fonction de transfert

En utilisant le pont diviseur de tension, nous obtenons l'expression de  $\underline{V_s}$  en fonction de  $\underline{V_e}$

$$\overline{V_s} = \frac{R_1 + R_2}{R_1} \overline{V^-}$$

$$\overline{V^+} = \frac{\frac{1}{Cp}}{R + \frac{1}{Cp}} \overline{V_e}$$

$$\overline{V^+} = \overline{V^-}$$

$$\Rightarrow \overline{V_s} = \frac{R_1 + R_2}{R_1} \times \frac{\frac{1}{Cp}}{R + \frac{1}{Cp}} \overline{V_e}$$

## Exemple d'application sur un circuit actif

La forme normalisée s'obtient en imposant un terme d'ordre 0 unitaire au dénominateur. Mathématiquement, cette forme s'obtient alors en multipliant le numérateur et le dénominateur par  $Cp$ . Nous obtenons finalement :

$$T(p) = \frac{R_1 + R_2}{R_1} \times \frac{1}{1 + RCp} \quad (1)$$

### Identification des paramètres (fonction `compute_parameters`)

Nous observons que la fonction de transfert  $T(p)$  correspond à la fonction de transfert d'un filtre passe-bas d'ordre 1. Rappelons que la fonction de transfert d'un passe-bas d'ordre 1 s'exprime sous la forme

$$T(p) = \frac{T_0}{1 + \frac{p}{\omega_c}} \quad (2)$$

où  $T_0$  correspond au gain en basses fréquences (gain statique) et  $\omega_c$  correspond à la pulsation de cassure (en rad/s). En identifiant (1) et (2), nous obtenons :

$$\frac{1}{\omega_c} = RC \Rightarrow \omega_c = \frac{1}{RC}$$

$$T_0 = \frac{R_1 + R_2}{R_1} \Rightarrow T_0 = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

## Application Numérique

En prenant  $R_1 = 10k\Omega$ ;  $R_2 = 20k\Omega$  ;  $C = 10nF$  et  $R = 5k\Omega$ , nous trouvons  $\omega_c = 20000rad/s$ ,  $f_c = 3183Hz$  et  $T_0 = 3$ .

Nous disposons de 2 équations avec 4 composants à déterminer. Nous choisissons arbitrairement de fixer  $R_1$  et  $C$ . Nous cherchons alors à résoudre le système suivant :

$$\begin{cases} w_c = \frac{1}{RC} \\ T_0 = 1 + \frac{R_2}{R_1} \end{cases} \iff \begin{cases} R = \frac{1}{C\omega_c} \\ R_2 = (T_0 - 1)R_1 \end{cases}$$

## Application Numérique

Fixons arbitrairement  $R_1 = 5k\Omega$  et  $C = 2nF$ . Pour obtenir un filtre présentant un  $T_0 = 5$  et une fréquence de cassure  $f_c = 10$  kHz, nous devons alors fixer  $R = 7957 \Omega$  et  $R_2 = 20 k\Omega$

# Exemple d'application sur un circuit passif

On considère le filtre représenté dans la figure ci-dessous.

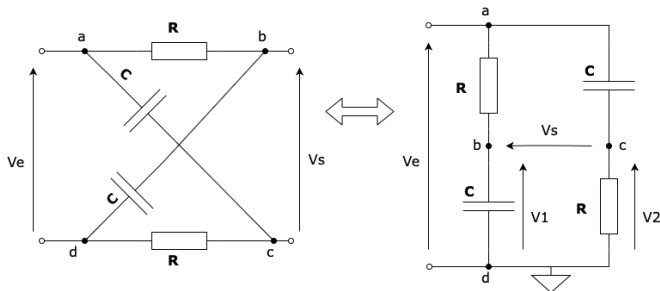


Figure 2: Circuit RC

## Calcul de la fonction de transfert

En utilisant le pont diviseur de tension, nous obtenons l'expression de  $\underline{V_s}$  en fonction de  $\underline{V_e}$

$$\underline{V_s} = \underline{V_1} - \underline{V_2} = \frac{\frac{1}{Cp}}{R + \frac{1}{Cp}} \underline{V_e} - \frac{R}{R + \frac{1}{Cp}} \underline{V_e} = \frac{-R + \frac{1}{Cp}}{R + \frac{1}{Cp}} \underline{V_e}$$

$$\Rightarrow T(p) = \frac{\overline{V_s}}{\overline{V_e}} = \frac{-R + \frac{1}{Cp}}{R + \frac{1}{Cp}}$$

La forme normalisée s'obtient en imposant un terme d'ordre 0 unitaire au dénominateur. Mathématiquement, cette forme s'obtient alors en multipliant numérateur et le dénominateur par  $Cp$ . Nous obtenons finalement:

$$T(p) = \frac{1 - RCp}{1 + RCp} \quad (3)$$

Nous observons que la fonction de transfert  $T(p)$  correspond à la fonction de transfert d'un filtre d'ordre 1.

## Questions

- ▶ Calculer le module et l'argument de cette fonction de transfert. Commenter les résultats.
- ▶ En utilisant LTspice et Python, tracer le module et l'argument de la fonction de transfert.
- ▶ Sous LTspice :
  - ▶ appliquer une tension  $V_e(t) = 2\sin(3200\pi t)$  et visualiser  $V_s(t)$  et  $V_e(t)$
  - ▶ appliquer une tension  $V_e(t) = 2\sin(2 \times 10^5 \pi t)$  et visualiser  $V_s(t)$  et  $V_e(t)$

## Exemple d'application sur un circuit passif

$$T(p) = \frac{1 - RCp}{1 + RCp}$$

### Question

- Calculer le module et l'argument de cette fonction de transfert. Commenter les résultats.

### Réponse

On remplace  $p$  par  $j\omega \rightarrow p = j\omega$

$$T(j\omega) = \frac{1 - RCj\omega}{1 + RCj\omega}$$

$$\Rightarrow |T(j\omega)| = \left| \frac{1 - RCj\omega}{1 + RCj\omega} \right| = \frac{|1 - RCj\omega|}{|1 + RCj\omega|} = \frac{\sqrt{1 + R^2 C^2 \omega^2}}{\sqrt{1 + R^2 C^2 \omega^2}} = 1$$

$$\Rightarrow \arg[T(j\omega)] = \arg\left[\frac{1 - RCj\omega}{1 + RCj\omega}\right] = \arg[1 - RCj\omega] - \arg[1 + RCj\omega]$$

$$\Rightarrow \arg[T(j\omega)] = \arctan(-RC\omega) - \arctan(RC\omega) = -2\arctan(RC\omega)$$



# Solution (Filtres passifs) : Calcul de $\frac{V_s}{V_e}$

## Loi des mailles :

$$V_e = Z_1 * i + Z_2 * i = (Z_1 + Z_2) * i$$

$$V_s = Z_2 * i$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{Z_2 * i}{(Z_1 + Z_2) * i} = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2}$$

## R.D.T :

$$\frac{V_s}{Z_2} = \frac{V_e}{Z_1 + Z_2} \Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2}$$

Il suffit de remplacer les impédances  $Z_1$  et  $Z_2$  par leurs impédances correspondantes pour trouver le rapport  $\frac{V_s}{V_e}$  :

► Résistance :  $Z_R = R$

► Bobine (inductance) :  $Z_L = jL\omega$

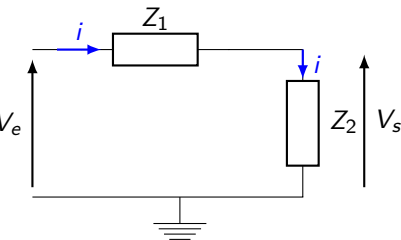


Figure 3: Filtre passif.

# Solution (Filtres actifs) : Calcul de $\frac{V_s}{V_e}$

On a :  $V^+ = 0 \Rightarrow V^- = 0$

**Loi des mailles :**

$$V_e = Z_{11} * i + Z_{12} * i + V^-$$

$$\Rightarrow V_e = (Z_{11} + Z_{12}) * i$$

$$V_s = Z_2 * (-i)$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_2 * i}{(Z_{11} + Z_{12}) * i}$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_2}{Z_{11} + Z_{12}}$$

**R.D.T :**

$$\frac{V_s}{V_e} = \frac{-V_s}{Z_{11} + Z_{12}}$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_2}{Z_{11} + Z_{12}}$$

La fonction de transfert  $T(j\omega)$  vaut :

$$\frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_2}{Z_{11} + Z_{12}}$$

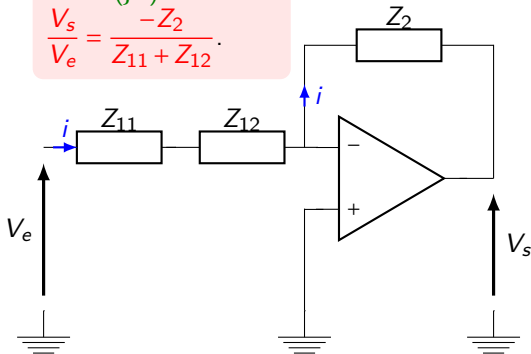


Figure 4: Filtre actif 1

# Solution (Filtres actifs) : Calcul de $\frac{V_s}{V_e}$

On a :  $V^+ = 0 \Rightarrow V^- = 0$

**Loi des mailles :**

$$V_e = Z_1 * i + V^-$$

$$\Rightarrow V_e = Z_1 * i$$

$$V_s = (Z_{21} // Z_{22}) * (-i)$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{(Z_{21} // Z_{22}) * (-i)}{Z_1 * i}$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_1 * i}{Z_1 * i}$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_1 * i}{Z_1 * i}$$

**R.D.T :**

$$\frac{V_e}{Z_1} = \frac{-V_s}{Z_{21} // Z_{22}}$$

$$\Rightarrow \frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_{21} * Z_{22}}{Z_1 * (Z_{21} + Z_{22})}$$

La fonction de transfert  $T(j\omega)$  vaut :

$$\frac{V_s}{V_e} = \frac{-Z_{21} * Z_{22}}{Z_1 * (Z_{21} + Z_{22})}$$

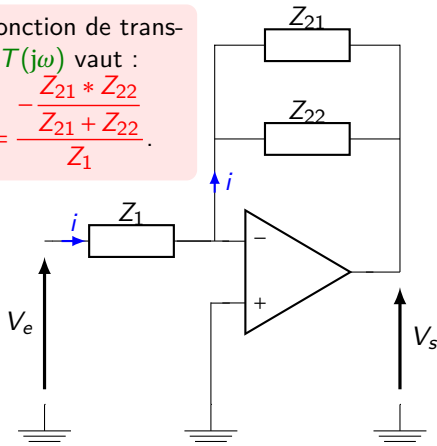


Figure 5: Filtre actif 2

## Impédances :

Résistance :  $Z_R = R$

Bobine :  $Z_L = jL\omega$

Condensateur :  $Z_C = \frac{1}{jC\omega}$


$$\omega = 2\pi f$$

## Fonction de transfert normalisée :

Filtre passe-bas :  $\frac{V_s}{V_e} = \frac{T_{BF}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}}$

Filtre passe-haut :  $\frac{V_s}{V_e} = \frac{T_{HF} j\frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_c}}$