

ETI – Filtrage

Introduction

- domaines d'application
- rappels & notations sur la fonction de filtrage
- Quelle technologie choisir ? passif/actif/capa com/numérique

Principales formes de réponse

- notion de gabarit
- réponse de Butterworth
- réponse de Chebychev
- comparaison & autres formes de réponse

Filtrage actif

- intérêt et limitations
- filtres du 1^{er} ordre
- Structure de Rauch
- Structure de Sallen-Key

Domaines d'application

Traitement de signaux audio, vidéo, radio...

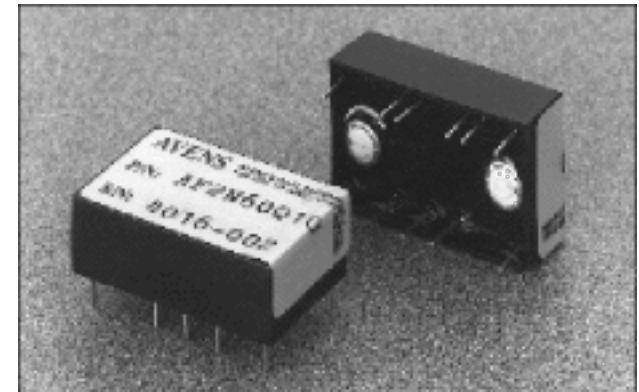
Télécommunications, télémétrie...

Instrumentation scientifique, médicale, radars...

Acquisition numérique de données (anti-repliement)

Réjection de bruit (alimentation électrique...)

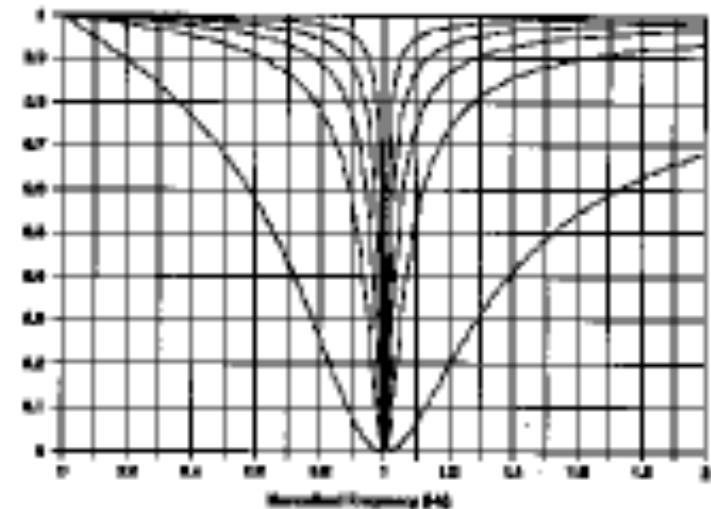
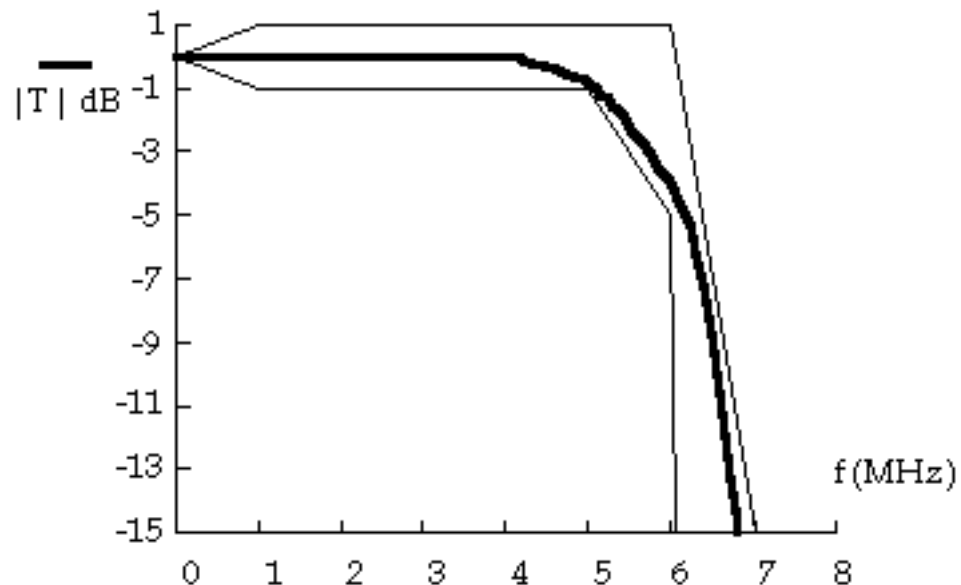
...



Miniature Filters
Active/Bandpass/Band-Reject

<http://www.avens-filter.com/>

gabarit de filtre vidéo



Rôle du filtre

- Transmettre l'information sans la déformer dans la bande passante
- Couper totalement l'information en dehors
- Isoler dans un signal complexe la ou les bandes de fréquences utiles
- Éliminer les fréquences indésirables

Conséquences pour la fonction de transfert du filtre $\underline{T}(j\omega)$

Dans la bande passante

Hors de la bande passante

Module de $\underline{T}(j\omega)$ constant

Module de $\underline{T}(j\omega) \approx 0$

Phase de $\underline{T}(j\omega)$ linéaire

En pratique, la synthèse d'un filtre se fait à partir d'une forme polynomiale choisie pour répondre au mieux aux contraintes demandées

Exemples : Réponse plate dans la bande passante -> Butterworth

Bande de transition étroite -> Chebychev

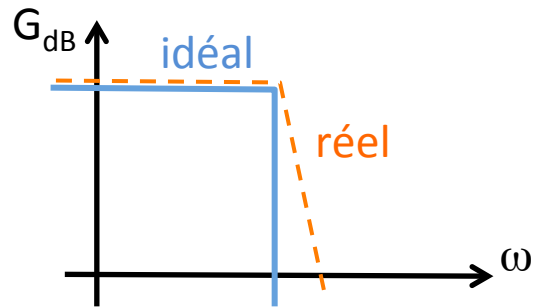
Phase linéaire dans la bande-passante -> Bessel

Notations

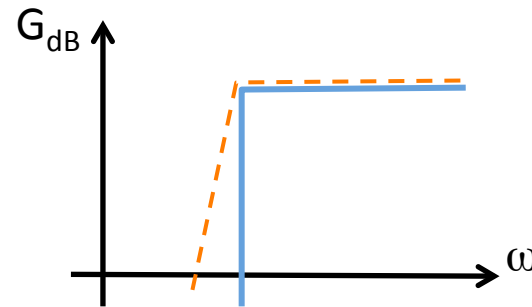
Fonction de transfert complexe : $\underline{T}(j\omega) = V_s/V_e$

Module : $T(\omega) = |\underline{T}(j\omega)|$

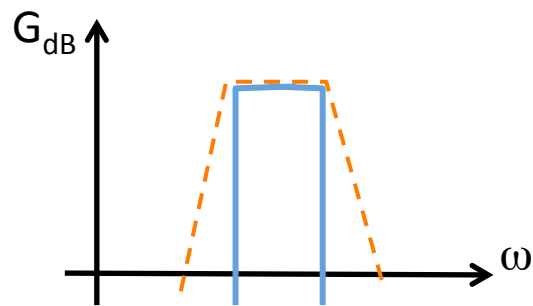
Gain en dB : $G_{dB} = 20 \log T(\omega)$



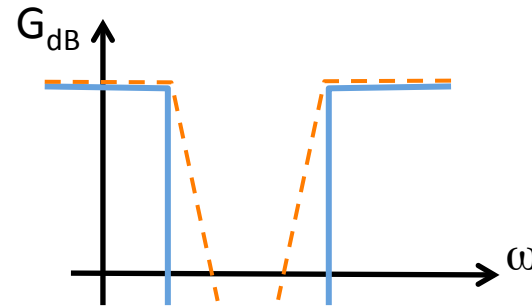
Filtre passe-bas



Filtre passe-haut



Filtre passe-bande



Filtre coupe-bande

Tous les filtres sont équivalents à un passe-bas par changement de variable

Quelle technologie choisir ?

| Technologie | Composants | Spécificités | Exemples d'application |
|--|---|--|--|
| Filtres numériques (voir cours STNS en 2A) | Circuits logiques intégrés (FPGA, microcontrôleur, ...) | Signaux numérisés (pré et post filtrage nécessaire !) F < 100MHz (re)programmable Production en grande série possible | |
| Filtres passifs | Composants discrets L et C, Quartz pour les HF | F élevée (< 500MHz) Pas d'alimentation Non intégrable | Anti-repliement Rejection du bruit d'alimentation |
| Filtres actifs | AO, R et C | F < 1 MHz Tension de sortie limitée | Anti-repliement Audio « High Fidelity » |
| Filtres à capacité commutée | AO, interrupteurs commandés MOS, R et C intégrés | F < qq MHz Intégrable Fréquence programmable et précise | Détection de « tonalité » Analyseur de spectre |

Réponse de Butterworth

$$T(x) = \frac{1}{\sqrt{1+x^{2n}}}$$

avec $x = \omega / \omega_C$

et $\omega_C =$ **pulsation de coupure à -3dB**

Afin de synthétiser le filtre, il est nécessaire déterminer une fraction rationnelle $\underline{T}(s)$ qui admette $T(x)$ pour module.

Pour cela on factorise le polynôme $P(x) = 1 + x^{2n}$

(cas n impair)

$$\begin{aligned} P(x) &= (x+j)(x-j)(x+a+jb)(x+a-jb)(x-a-jb)(x-a+jb) (\dots) \\ &= (1+x^2) [(x+a)^2+b^2] [(x-a)^2+b^2] [\dots] \end{aligned}$$

$P(x)$ apparaît ainsi comme le carré du module du polynôme $\underline{P}(s)$ suivant ($s=jx$) :

$$\begin{aligned} \underline{P}(s) &= (1+jx) [b+j(x+a)] [b+j(x-a)] [\dots] \\ &= (1+s) (b+s+ja) (b+s-ja) (\dots) \\ &= (1+s) [(b+s)^2+a^2] [\dots] \\ &= (1+s) (a^2+b^2+2bs+s^2) (\dots) \end{aligned}$$

Réponse de Butterworth

La transmission normalisé du filtre s'écrit donc $T(\underline{s}) = \frac{1}{P(\underline{s})}$

Remarques

- La fréquence de coupure à -3dB vaut ω_c quelque soit l'ordre du filtre
- Le polynome $P(s)$ ne dépend que de l'ordre du filtre n

| n | $P(s)$ |
|-----|---|
| 1 | $(1 + s)$ |
| 2 | $(1 + 1.414s + s^2)$ |
| 3 | $(1 + s)(1 + 1.000s + s^2)$ |
| 4 | $(1 + 1.848s + s^2)(1 + 0.765s + s^2)$ |
| 5 | $(1 + s)(1 + 1.618s + s^2)(1 + 0.618s + s^2)$ |
| 6 | $(1 + 1.932s + s^2)(1 + 1.414s + s^2)(1 + 0.518s + s^2)$ |
| 7 | $(1 + s)(1 + 1.802s + s^2)(1 + 1.247s + s^2)(1 + 0.445s + s^2)$ |

Réponse de Chebychev

$$T(x) = \frac{1}{\sqrt{1 + \varepsilon^2 C_n^2(x)}}$$

avec ε un nombre et $C_n(x)$ un polynôme défini par :

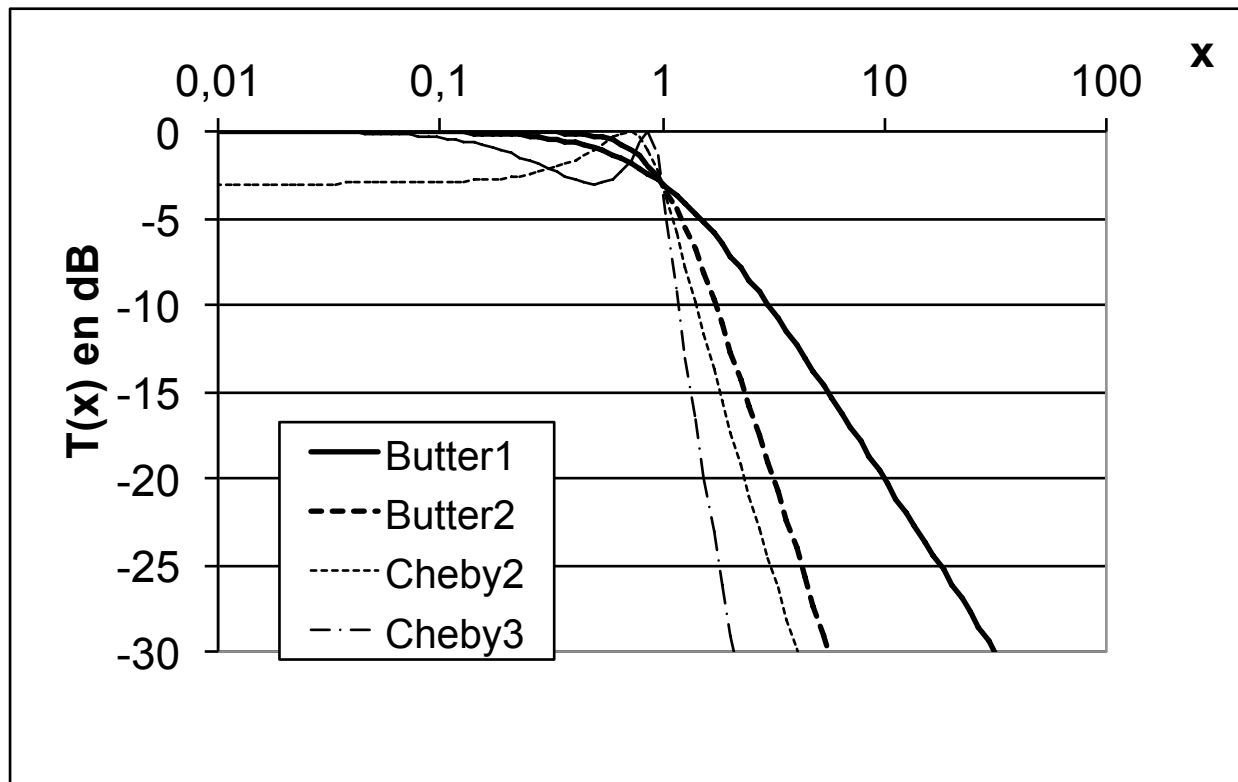
$$C_0(x) = 1 ; C_1(x) = x ;$$

$$C_{n+1}(x) = 2x C_n(x) - C_{n-1}(x)$$

Remarque : pour ce type de réponse la fréquence de normalisation est définie à $-10 \log(1+\varepsilon^2)$ qui vaut -3dB uniquement pour $\varepsilon=1$.

| n | $P(s)$ pour $r = 0.5\text{dB} = 1.059$ ou $\varepsilon = 0.3493$ |
|-----|--|
| 1 | $(1 + 0.349s)$ |
| 2 | $(1 + 0.940s + 0.659s^2)$ |
| 3 | $(1 + 1.596s)(1 + 0.548s + 0.875s^2)$ |
| 4 | $(1 + 2.376s + 2.806s^2)(1 + 0.330s + 0.940s^2)$ |
| 5 | $(1 + 2.760s)(1 + 1.230s + 2.097s^2)(1 + 0.216s + 0.965s^2)$ |
| 6 | $(1 + 3.692s + 6.370s^2)(1 + 0.719s + 1.695s^2)(1 + 0.152s + 0.977s^2)$ |
| 7 | $(1 + 3.904s)(1 + 1.818s + 3.939s^2)(1 + 0.472s + 1.477s^2)(1 + 0.112s + 0.984s^2)$ |
| 8 | $(1 + 4.981s + 11.36s^2)(1 + 1.037s + 2.788s^2)(1 + 0.335s + 1.349s^2)(1 + 0.086s + 0.988s^2)$ |

Tchebychev vs Butterworth



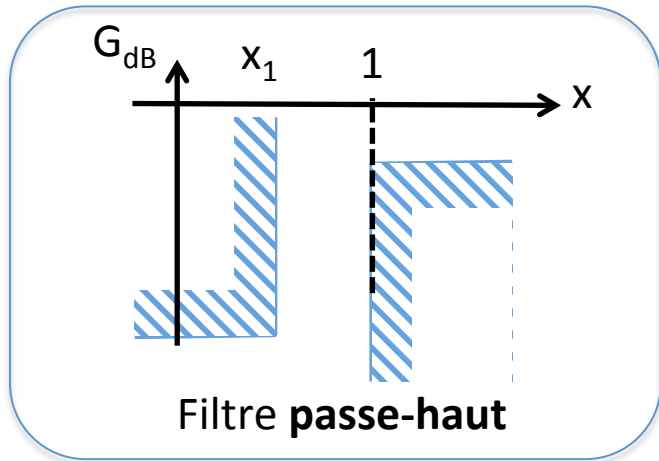
Tchebychev =

- Coupure plus rapide
- Ondulations dans la BP
- Phase non linéaire

Autres formes de réponse

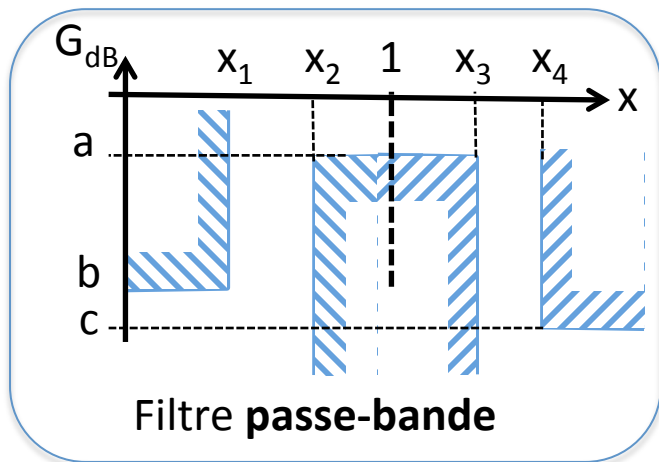
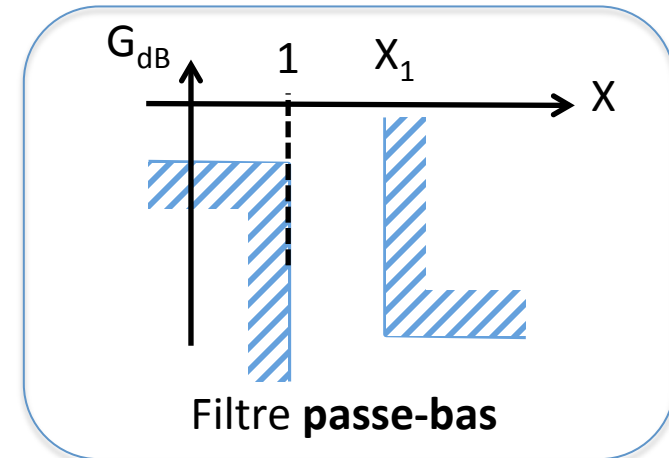
- Filtres de Bessel
 - Phase très linéaire
 - coupure moins rapide que Butterworth
- Filtres de Legendre
 - Pas d'ondulation dans la BP
 - Coupure plus rapide que Butterworth (mais moins que Tchebychev)
- Filtres de Cauer
 - Ondulations en BP et en bande d'arrêt
 - Coupure très rapide
 - Phase non linéaire
- ...

Transformations



$$\underline{s} \rightarrow \underline{S} = 1/\underline{s}$$

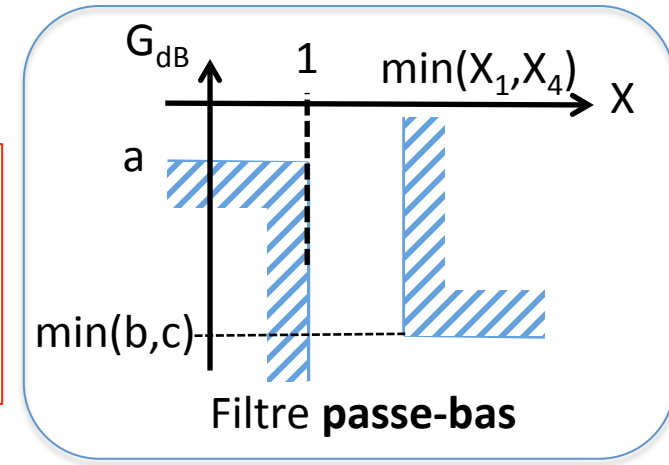
$$x \rightarrow X = 1/x$$



$$\underline{s} \rightarrow \underline{S} = (\underline{s} + 1/\underline{s})/\Delta x$$

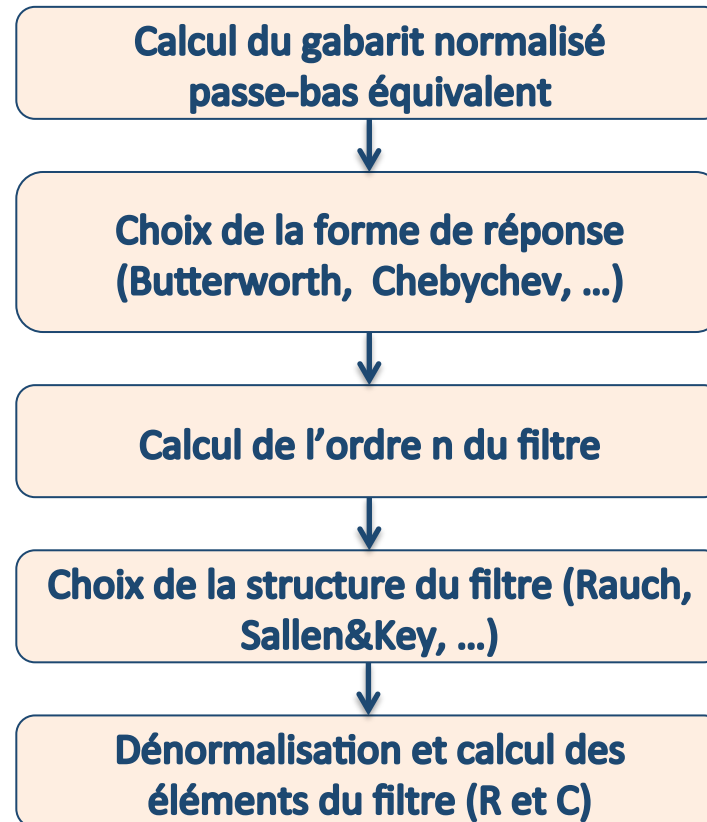
avec $\Delta x = x_3 - x_2$

$$x \rightarrow X = (x - 1/x)/\Delta x$$

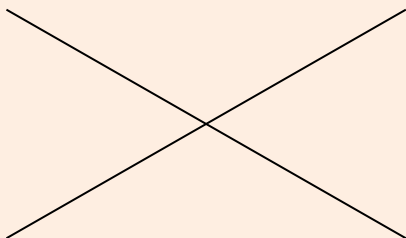


NB : pour le coupe-bande, on utilise : $\underline{S} = \underline{\Delta x} / (\underline{s} + 1/\underline{s})$

Démarche de synthèse d'un filtre actif

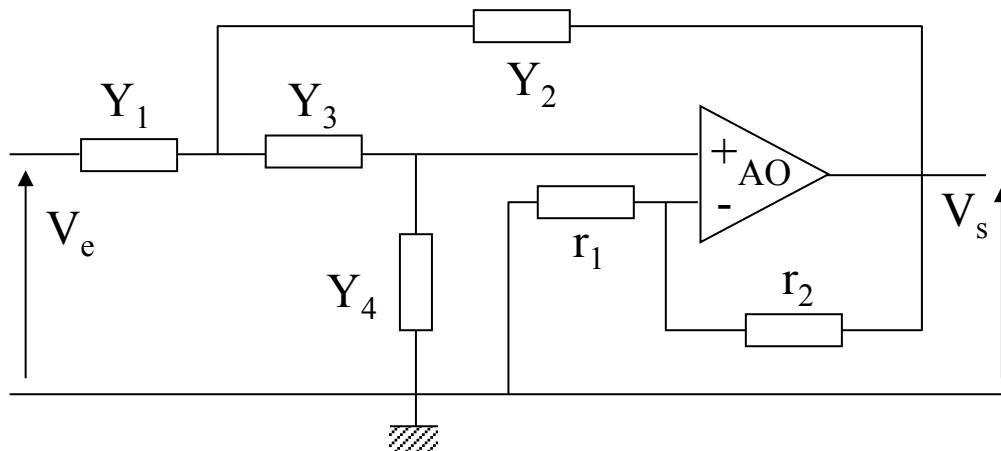


Filtres actifs : cellules élémentaires

| | 1 ^{er} ordre | 2 ^{ème} ordre |
|-------------|---|---|
| Passe-bas | $\underline{T}(j\omega) = \frac{A}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$ | $\underline{T}(j\omega) = \frac{A}{1 + 2m j\frac{\omega}{\omega_0} + \left(j\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$ |
| Passe-Haut | $\underline{T}(j\omega) = \frac{A \times j\frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}}$ | $\underline{T}(j\omega) = \frac{A \times \left(j\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}{1 + 2m j\frac{\omega}{\omega_0} + \left(j\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$ |
| Passe-bande |  | $\underline{T}(j\omega) = \frac{A \times 2m j\frac{\omega}{\omega_0}}{1 + 2m j\frac{\omega}{\omega_0} + \left(j\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$ |

Filtres de Sallen-Key

Cellule de Sallen-Key d'ordre 2



$$\frac{V_s}{V_e} = \frac{K Y_1 Y_3}{(Y_1 + Y_2)(Y_3 + Y_4) + Y_3(Y_4 - K Y_2)}$$

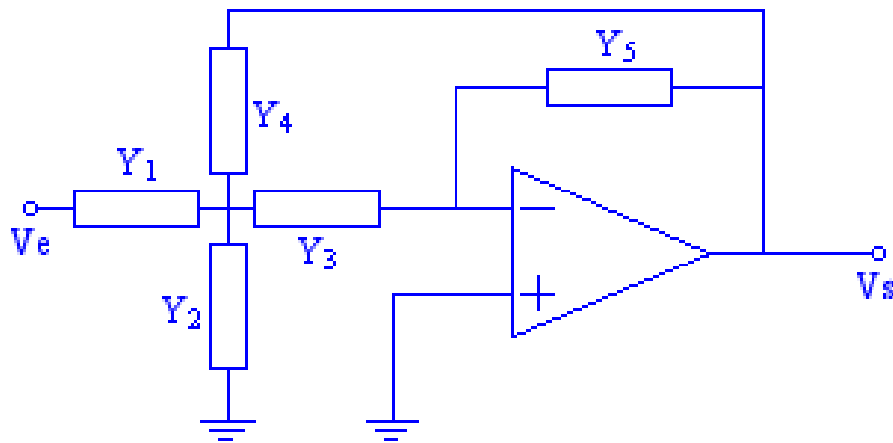
avec $K = 1 + r_2/r_1$

On choisit les admittances Y_i (capacités ou résistances) suivant le type de filtre à réaliser

| | Passe-bas | Passe-haut | Passe-bande |
|-------------|----------------|----------------|----------------|
| Résistances | Y_1 et Y_3 | Y_2 et Y_4 | Y_1, Y_2 |
| Capacités | Y_2 et Y_4 | Y_1 et Y_3 | Y_3 |
| | | | $Y_4 = R // C$ |

Filtres de Rauch

Cellule de Rauch d'ordre 2



$$\frac{V_s}{V_e} = \frac{-Y_1 Y_3}{Y_5 (Y_1 + Y_2 + Y_3 + Y_4) + Y_3 Y_4}$$

Voir TD10 pour le calcul

On choisit les admittances Y_i (capacités ou résistances) suivant le type de filtre à réaliser

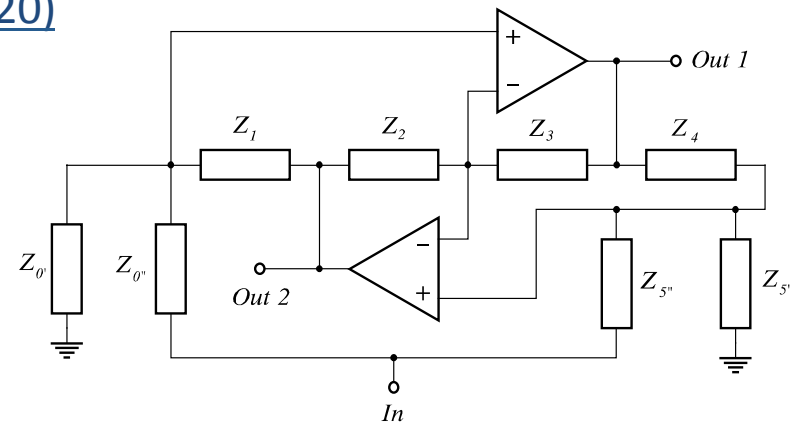
| | Passe-bas | Passe-haut | Passe-bande |
|-------------|---------------------|---------------------|---------------------|
| Résistances | Y_1, Y_3 et Y_4 | Y_2 et Y_5 | Y_1, Y_2 et Y_5 |
| Capacités | Y_2 et Y_5 | Y_1, Y_3 et Y_4 | Y_3 et Y_4 |

Autres types de filtres

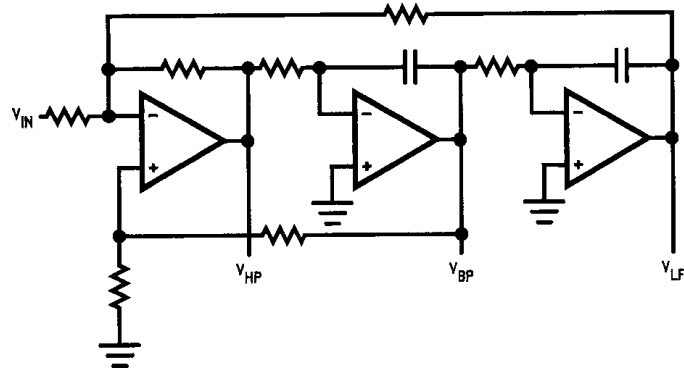
Filtres actifs à convertisseur d'impédance ($Q > 20$)

Exemple : filtre à girateur d'Antoniu

Les impédances Z_i sont des C ou des R



Filtres actifs à variables d'états



(d) Universal State-Variable 2nd-Order Active Filter ¹¹²²¹⁵²

From TI Application Note 779 A Basic Introduction to Filters
- Active, Passive, and Switched Capacitor

Filtres « Capa Com » à variables d'états

