

# Elec4A - Traitement du Signal

## Filtrage et Fonctions de Transfert

Renato Martins, ICB UMR CNRS - Univ. Bourgogne Europe  
UFR Sciences & Techniques - IEM, 2026



# Systèmes linéaires et Convolution

- Soient deux fonctions continues  $f(t)$  et  $g(t)$ , leur convolution est définie comme :

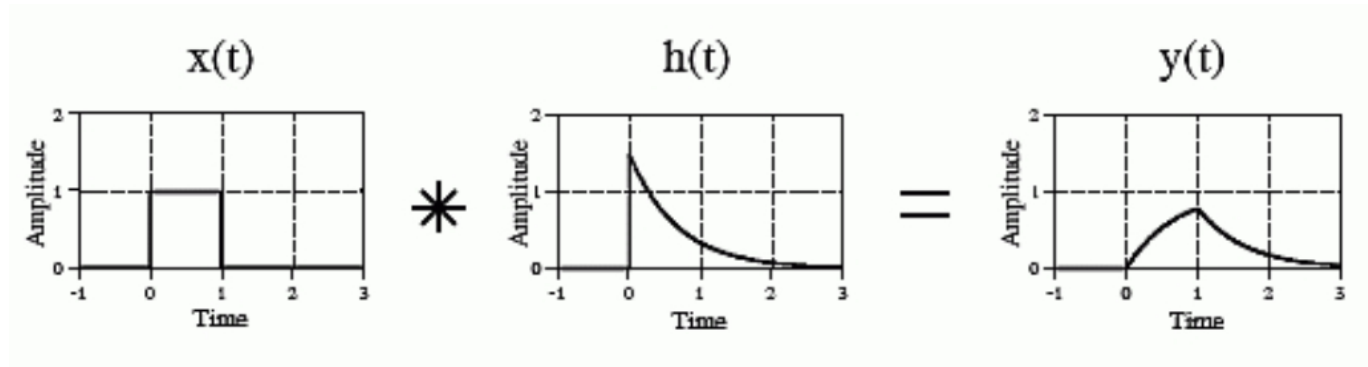
$$(f * g)(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau) \cdot g(t - \tau) d\tau$$

- Interprétation :
  - $f(\tau)$  : fonction d'entrée (par exemple, un signal ou une image)
  - $g(t-\tau)$  : fonction appelée noyau ou filtre, "glissée" sur  $f$
  - Somme pondérée des valeurs de  $f$ , influencée par le filtre  $g$

# Systèmes linéaires et Convolution

$$(f * g)(t) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau) \cdot g(t - \tau) d\tau$$

- La convolution modélise le fonctionnement des systèmes dynamiques linéaires (et invariants) !



- Commutative :  $f*g=g*f$
- Associative :  $h*(f*(g*h))=(f*(g*h))*h$
- Linéaire :  $a(f*g)+b(h*g)=(af+bh)*g$

# Systèmes linéaires et TF

- Equation différentielle: relie la sortie à l'entrée dans le cas le plus général

$$C \cdot \frac{d(s - 0)}{dt} + \frac{s(t) - e(t)}{R} = 0$$

d'où:

$$e(t) = s(t) + R \cdot C \cdot \frac{ds}{dt}$$

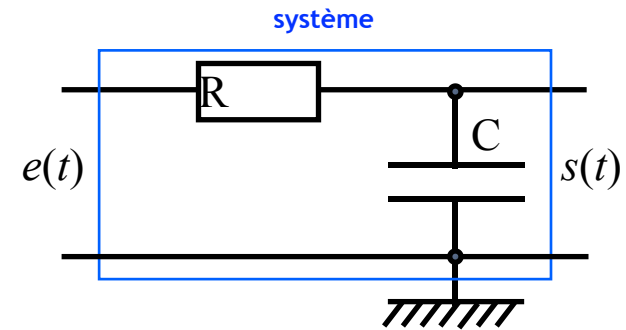
- Si le système est linéaire et invariant:

$$s(t) = h * e(t) \quad \text{se démontre (un peu laborieusement) à partir de l'équation différentielle}$$

- Si on considère le régime harmonique: signal d'entrée  $e(t) = e^{j\omega t}$

$$\begin{aligned} s(t) &= h * e(t) \\ &= \int_{\mathbb{R}} h(\tau) e(t - \tau) d\tau \\ &= \int_{\mathbb{R}} h(\tau) e^{j\omega(t - \tau)} d\tau \\ &= e^{j\omega t} \cdot \int_{\mathbb{R}} h(\tau) e^{-j\omega\tau} d\tau \\ &= e^{j\omega t} \cdot H(\omega) \end{aligned}$$

$H(\omega)$  est la TF de la réponse impulsionnelle du système  $h(t)$



# Fonction de transfert ou transmittance

- Un système est décrit par une équation différentielle
- Dans le cas du système linéaire invariant:
  - on décompose un signal dans la base de Fourier et on obtient sa description dans cette base (via les coefficients complexes)
  - la réponse du système à ce signal peut être vu comme la somme des réponses à ces signaux élémentaires de la base de Fourier
  - l'équation différentielle peut alors se mettre sous la forme d'une fraction de deux polynômes de la variable fréquence: c'est la fonction de transfert  $H$
  - la fonction de base  $e^{j\omega t}$  est une fonction propre du système linéaire: si l'entrée est un signal de la base, le système modifie simplement les paramètres amplitude et phase du signal

$$\begin{aligned} s(t) &= H(\omega).e^{j\omega t} \\ &= A(\omega).e^{j\omega t + \varphi(\omega)} \end{aligned}$$

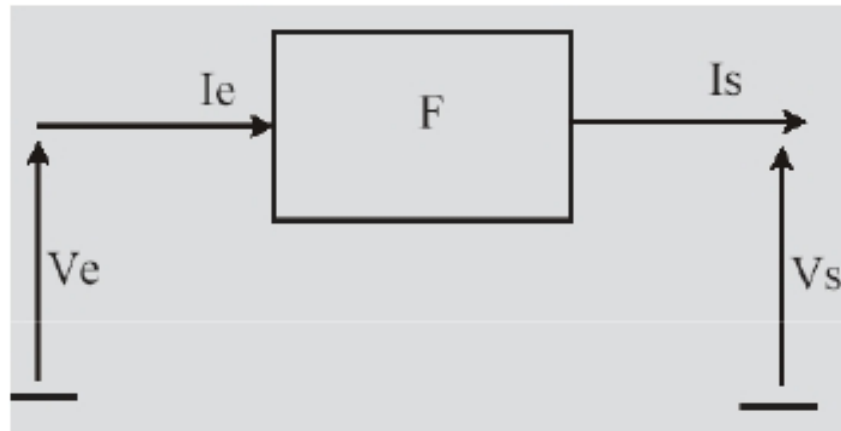
- pour un signal sinusoïdal en entrée, le comportement du système (si réel) est le même (une sinusoïde est une combinaison de fonctions  $e^{j\omega t}$ ):

$$s(t) = A(\omega).cos(\omega t + \varphi(\omega))$$

et que  $cos$  soit un signal réel ou une composante d'un signal réel obtenu par décomposition...

# Fonction de transfert ou transmittance

- La fonction de transfert exprime la relation entre la grandeur de sortie et la grandeur d'entrée en **fréquence du système**.
- Elle peut être en courant ( $I_s/I_e$ ), en tension ( $V_s/V_e$ ), en impédance ( $V_s/I_e$ ), etc.



$$F = \frac{V_s}{V_e}$$

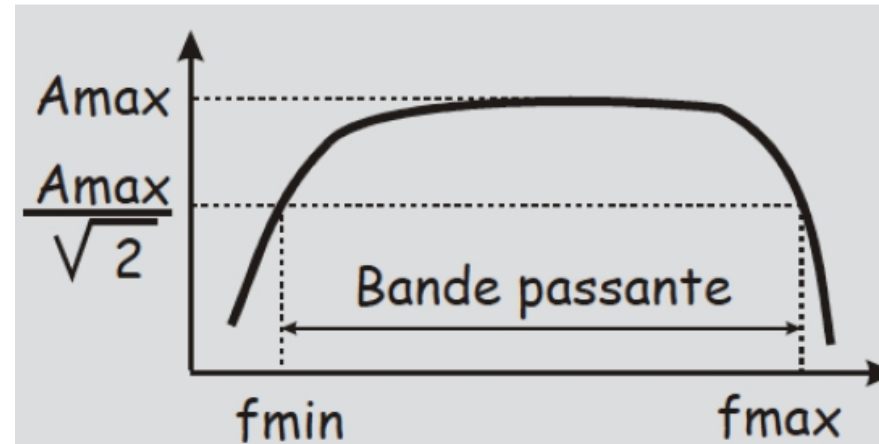
- **Gain** est le rapport entre la grandeur du signal de sortie et du signal d'entrée, son unité est le décibel (dB):

$$G_v = 20\log\left(\frac{V_s}{V_e}\right) = 20\log F$$

# Fonction de transfert ou transmittance

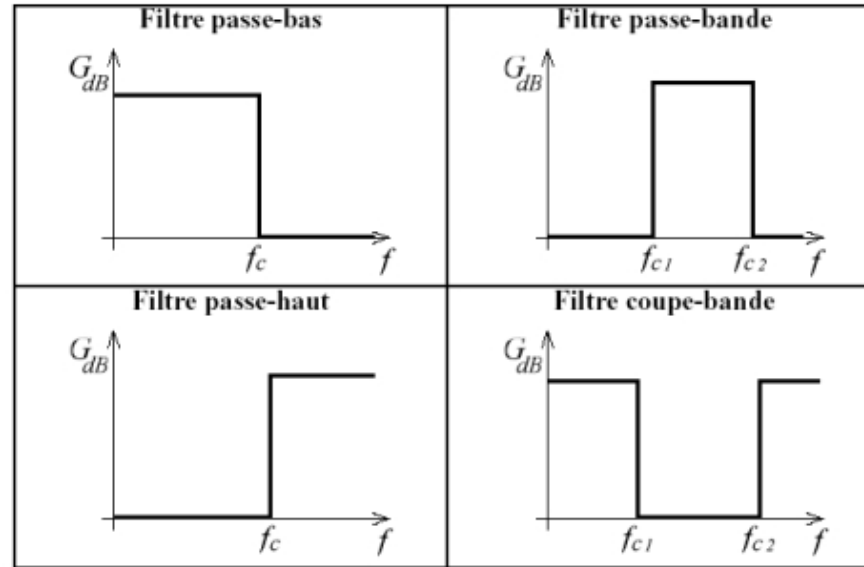
## Bande passante :

- La bande passante est calculée à partir de la différence entre une fréquence haute ( $f_{\max}$ ) et une fréquence basse ( $f_{\min}$ ).
- Les deux fréquences sont prises pour une atténuation par rapport au maximum de  $\frac{1}{\sqrt{2}}$  (  $-3dB$  )



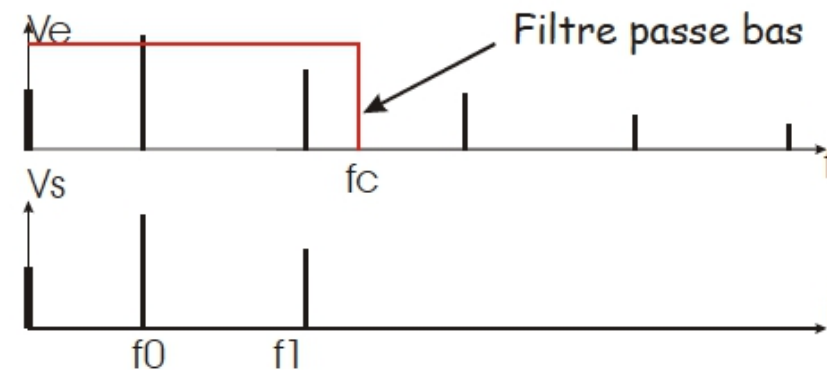
# Filtres et fonction de transfert

Types de filtre en fréquence :



Filtre passe-bas :

- Un filtre passe-bas laisse passer les fréquences basses et atténue (ou supprime) les fréquences élevées.
- Tant que la fréquence du signal d'entrée est inférieure à la fréquence de coupure ( $f_c$ ), le signal d'entrée passe vers la sortie.

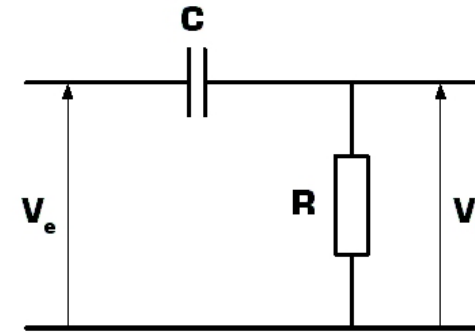
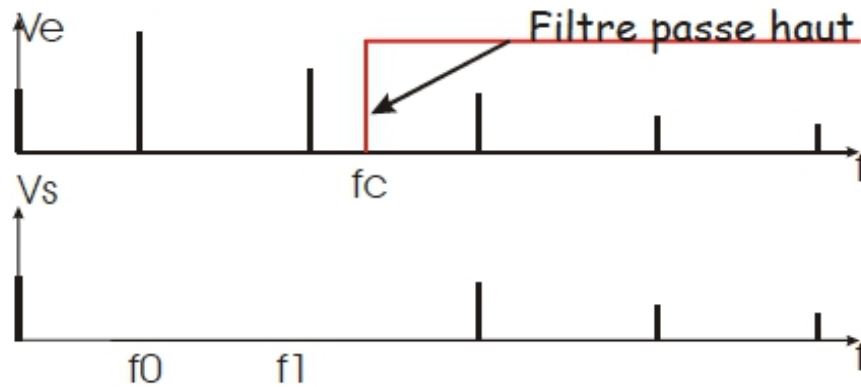




# Filtres et fonction de transfert

## Filtre passe-haut :

- Un filtre passe-haut laisse passer les fréquences élevées et atténue (ou supprime) les fréquences basses.
- Les fréquences inférieures à la fréquence de coupure sont atténuées et supprimées.

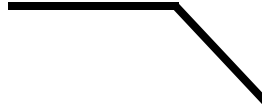


# Filtres et fonction de transfert

- Systèmes du 1er ordre

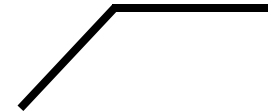
$$H_{B1}(\omega) = K \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$$

passe-bas



$$H_{H1}(\omega) = K \frac{j \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + j \frac{\omega}{\omega_c}}$$

passe-haut



- Systèmes du 2ème ordre

$$H_{B2}(\omega) = K \frac{1}{1 + 2zj \frac{\omega}{\omega_c} - \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}$$

passe-bas

$$H_{H2}(\omega) = K \frac{-\frac{\omega^2}{\omega_c^2}}{1 + 2zj \frac{\omega}{\omega_c} - \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}$$

passe-haut

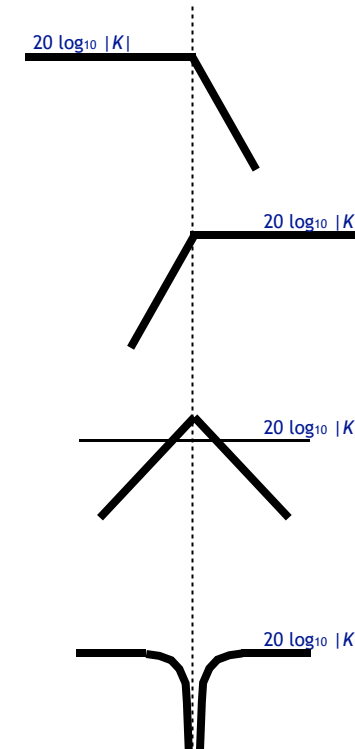
$$H_{P2}(\omega) = K \frac{2zj \frac{\omega}{\omega_c}}{1 + 2zj \frac{\omega}{\omega_c} - \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}$$

passe-bande

$$H_{C2}(\omega) = K \frac{1 - \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}{1 + 2zj \frac{\omega}{\omega_c} - \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}$$

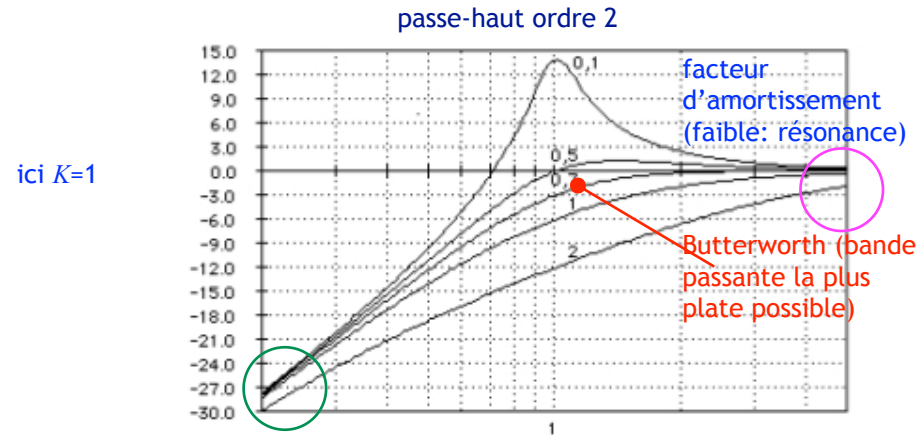
réjecteur

asymptotes du module dans le plan de Bode  
 $20 \log_{10} |H(\omega)|$  en fonction de  $\log_{10} \omega$



# Fonction de transfert ou transmittance

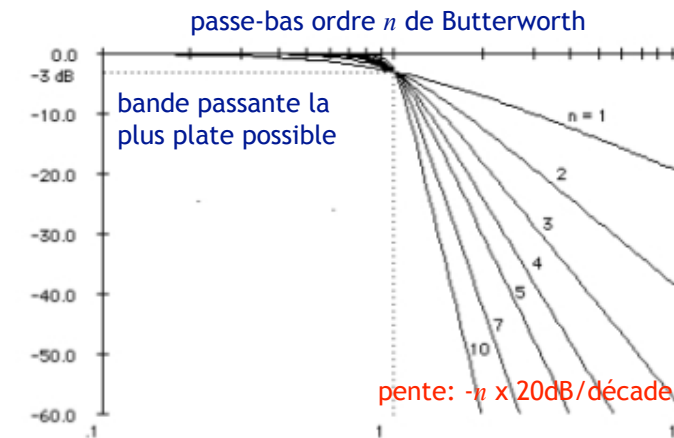
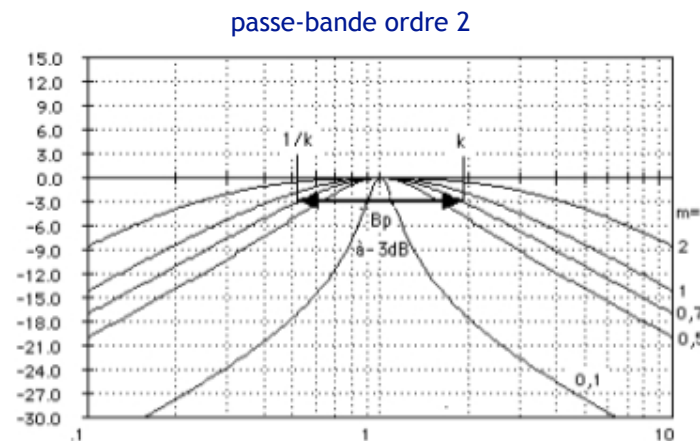
- Courbes du module dans le plan de Bode



$$H_{H2}(\omega) = K \frac{\omega^2}{1 + 2zj\frac{\omega}{\omega_c} - \frac{\omega^2}{\omega_c^2}}$$

termes prépondérants quand  $\omega \rightarrow 0$

termes prépondérants quand  $\omega \rightarrow \infty$



# Fonction de transfert ou transmittance

- Etude et représentation des fonctions de transfert: le plan de Bode
  - soit la forme générale du filtre **pas**se-bas d'ordre  $n$

$$H_{Bn}(\omega) = K \frac{1}{1 + d_1 j\omega + d_2 (j\omega)^2 + d_3 (j\omega)^3 + \dots d_n (j\omega)^n} \quad (d_k \geq 0)_{k \in \{1,2,3,\dots,n\}}$$

- si  $\omega \rightarrow 0$  : 
$$H_{Bn}(\omega)_{\omega \rightarrow 0} \approx K \frac{1}{1} = K$$

- si  $\omega \rightarrow \infty$  : 
$$H_{Bn}(\omega)_{\omega \rightarrow \infty} \approx K \frac{1}{d_n (j\omega)^n} \rightarrow 0$$

- on obtient deux asymptotes dans le plan de Bode ( $20 \log_{10} |H(\omega)|$ ,  $\log_{10} (\omega)$ ):

$$\begin{aligned} a_1(\omega) &= 20 \log_{10} |K| \\ a_2(\omega) &= 20 \log_{10} |K| - 20 \log_{10} (d_n \omega^n) \\ &= 20 \log_{10} |K| - 20n \log_{10} \left( \frac{\omega}{d_n^{-\frac{1}{n}}} \right) \\ &= 20 \log_{10} |K| - 20n \log_{10} \left( \frac{\omega}{\omega_c} \right) \end{aligned}$$

# Fonction de transfert ou transmittance

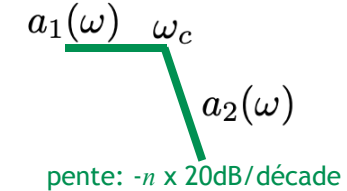
- Etude et représentation des fonctions de transfert: le plan de Bode

$$H_{Bn}(\omega) = K \frac{1}{1 + d_1 j\omega + d_2 (j\omega)^2 + d_3 (j\omega)^3 + \dots d_n (j\omega)^n}$$

$$a_1(\omega) = 20 \log_{10} |K|$$

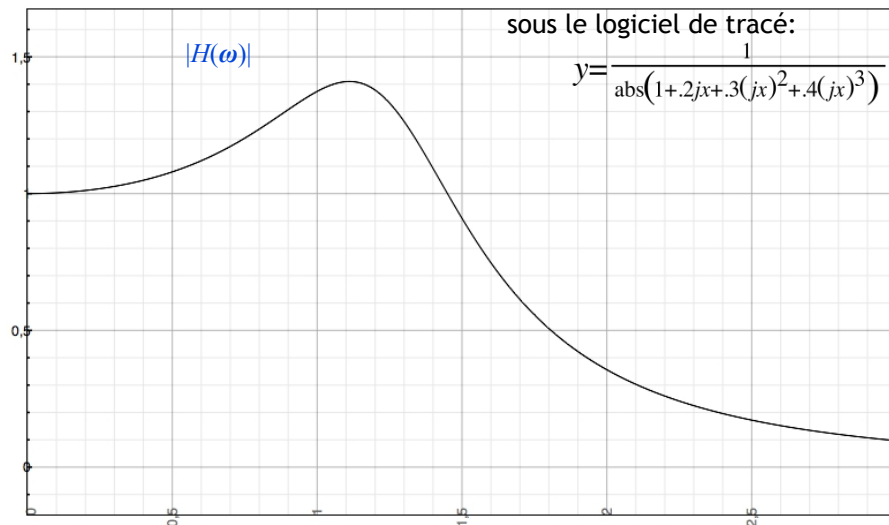
$$a_2(\omega) = 20 \log_{10} |K| - 20n \log_{10} \frac{\omega}{\omega_c}$$

caractéristiques directement lisible  
dans le plan de Bode

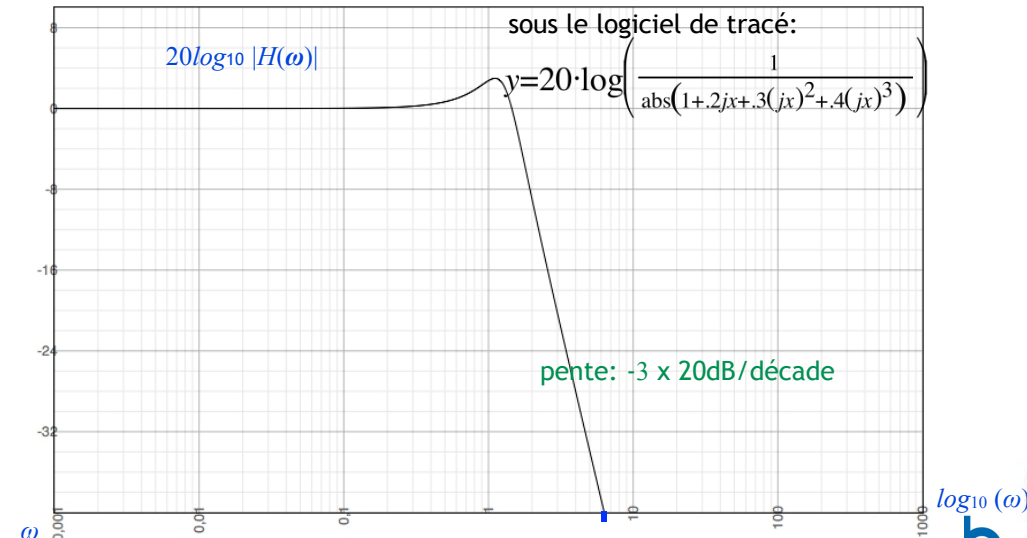


- Exemple ordre 3 (filtre quelconque)

plan linéaire



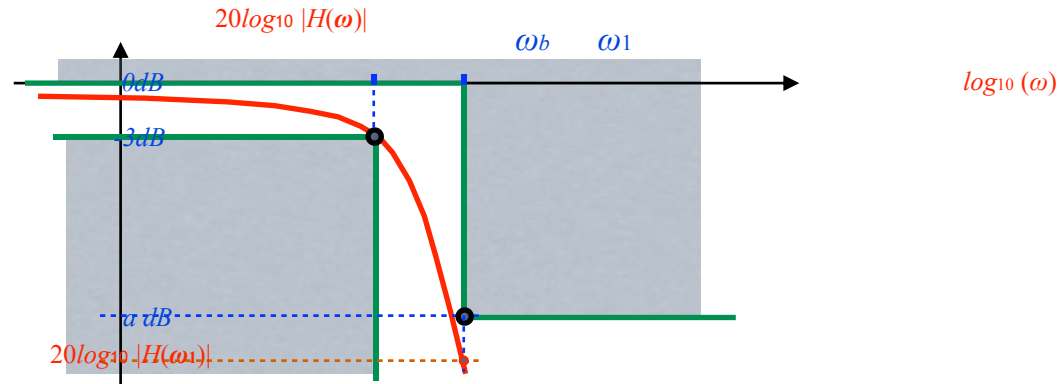
plan de Bode



# Familles de filtres

## ● Comment déterminer et construire un filtre ?

- déterminer la fonction de transfert (cas passe-bas):
  - on dessine un gabarit dans lequel doit s'inscrire le module de la fonction de transfert (ou la phase)



- on choisit la famille du filtre: Butterworth, Tchebychev, Bessel, etc
- si **Butterworth** : on impose par exemple que le module passe par le point  $(\omega_b, -3dB)$ . On a alors  $\omega_b = \omega_c$ .
- le module de la fonction de transfert doit vérifier la condition suivante:

$$20 \log_{10} |H(\omega_1)| < a \text{ en dB}$$

- on en déduit la forme de la fonction de transfert (connaissant certaines contraintes liées à la famille, par exemple avec **Butterworth bande passante la plus plate possible**, c'est-à-dire annulation des dérivées successives du module en  $\omega=0$  sauf la dernière à l'ordre  $n$ , ordre du filtre ou de la fonction de transfert)