

## Cours de Traitement Du Signal - Filtrage linéaire

guillaume.hiet@rennes.supelec.fr

ESTACA

21 novembre 2007



## Objectifs

- Rappels sur les SLI
- Définition du filtrage analogique
- Définition du gabarit
- Etudes des filtres classiques d'ordre N
- Stabilité des filtres analogiques
- Retard dans les filtres analogiques

## Plan du cours

- 1 Objectifs
- 2 Systèmes Linéaires Invariants : rappels
  - Définition
  - Convolution
  - Transformée de Laplace
- 3 Filtrage
  - Introduction
  - Filtre d'ordre N
  - Stabilité des filtres
  - Retard de phase et retard de groupe

## Notion de système



- Caractérisé par sa loi E/S :
- $y(t) = f[x(t)]$

## Linéarité

Le système est linéaire  $\Leftrightarrow \forall x_1, x_2, \forall \lambda, \beta \in \mathbb{R} :$

$$f[\lambda.x_1(t) + \beta.x_2(t)] = \lambda.f[x_1(t)] + \beta.f[x_2(t)]$$

## Invariance

Le système est invariant  $\Leftrightarrow \forall t_0 \in \mathbb{R}$  :

$$y(t) = f[x(t)] \Rightarrow f[x(t - t_0)] = y(t - t_0)$$

## Causalité

Le système est causal  $\Leftrightarrow \forall x(t)$  signal causal, alors la réponse  $y(t) = f[x(t)]$  est causale.

## Filtre linéaire

- Un filtre linéaire est un Système Linéaire Invariant
- Pour les signaux fonction du temps, seuls les filtres causaux sont implémentables en temps réel.

## Convolution : rappel

## Définition

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

## Propriétés

- Commutativité :  $x(t) * y(t) = y(t) * x(t)$
- Distributivité :  
 $x(t) * [y_1(t) + y_2(t)] = x(t) * y_1(t) + x(t) * y_2(t)$
- Élément neutre :  $x(t) * \delta(t) = x(t)$
- Décalage :  $x(t) * \delta(t - t_0) = x(t - t_0)$
- Transformée de Laplace :

$$TL[x(t) * y(t)] = TL[x(t)] \cdot TL[y(t)]$$

## Convolution et filtrage

## Réponse impulsionnelle

Définition : signal réponse d'un système à une impulsion infiniment brève (Dirac)

$$h(t) = f[\delta(t)]$$

## Système de convolution

Relation entre l'entrée causal d'un système et sa sortie sous forme d'un produit de convolution :

$$y(t) = x * h(t)$$

## Fonction de transfert

- Calcul de la TL de part et d'autre du système :  
 $TL[y(t)] = TL[x * h(t)]$
- Application des propriétés de la TL et de la convolution :  
 $Y(p) = H(p) \cdot X(p)$
- $H(p)$  = fonction de transfert du système
- Application : calcul de fonction de transfert globale

## Gain complexe

- Calcul de la TF de part et d'autre du système :  
 $Y(f) = H(f) \cdot X(f)$
- Caractérisation fréquentielle de la réponse du filtre
- Calcul de  $H(f)$  à partir de  $H(p)$  pour  $p = 2j\pi \cdot f$

## Introduction au filtrage

### Filtrage analogique

- Objectif = extraire l'information pertinente d'un signal
- Suppression de l'information indésirable (bruit...)
- Hypothèse : bandes de fréquences composantes recherchées/composantes indésirables disjointes
- Filtre analogique = SLI caractérisé par  $H(p)$
- Conception du filtre  $\Rightarrow$  spécification du gabarit

### Filtrage idéal

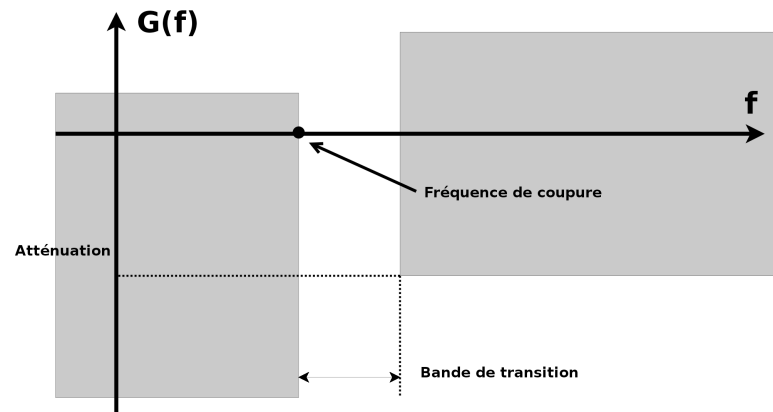
- Filtres idéaux : passe bas, passe haut, passe bande...
- Fréquence de coupure, bande passante...
- Filtres idéaux non réalisables

## Définition de gabarit

### Définition

- Fréquence(s) de coupure (-3dB) :  $\frac{|H(f_c)|}{\max\{|H(f)|\}} = \frac{1}{\sqrt{2}}$
- Gain en BP (souvent  $A \simeq 1$  soit  $G \simeq 0\text{dB}$ )
- Atténuation(s) en bande(s) coupée(s) (-30dB à -90dB)
- Largeur de la (des) bande(s) de transition
- Oscillations...

## Exemple de gabarit



## Filtre d'ordre N

### Définition

$$H_N(p) = \frac{\sum_{i=0}^N a_i \cdot p^i}{\prod_{i=1}^N (1 + \tau_i \cdot p)}$$

### Propriétés

- Seuls les coefficients du numérateur définissent la nature du filtre
- Les coefficients sont définis à partir du gabarit
- En pratique  $N = 1$  ou  $2$

## Diagramme de Bode : rappel

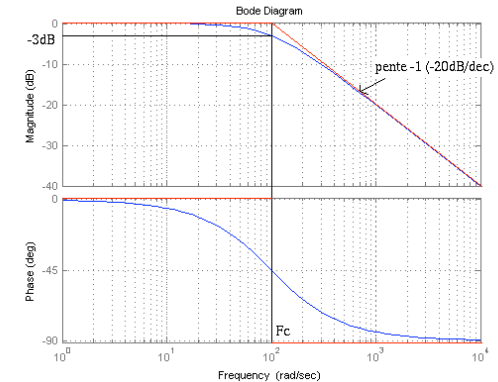
### Définition

- Calcul du gain complexe pour  $p = j.\omega$
- Diagramme de Bode du gain complexe :
  - Courbe  $G = 20.\log(|H(\omega)|)$  en fonction de  $\omega$  ou  $f$  en échelle logarithmique
  - Courbe  $Phase(H(\omega))$  en fonction de  $\omega$  ou  $f$  en échelle logarithmique

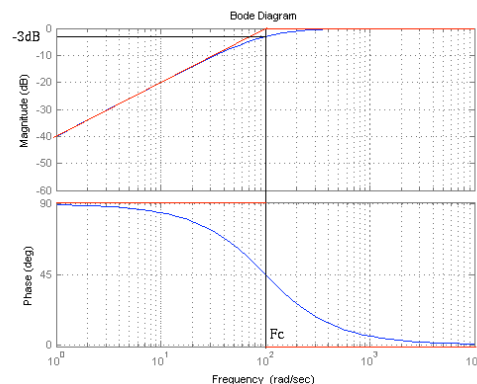
### Propriétés

- Modification de l'amplitude par  $K$  de la réponse du système  $\Rightarrow$  translation de  $20.\log(K)$  du gain
- Tracé logarithmique  $\Rightarrow$  mise en évidence d'asymptotes
- Décomposition de la fonction de transfert

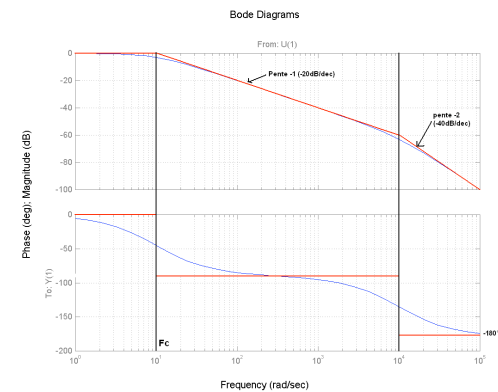
## Passe bas d'ordre 1 : $H(p) = \frac{1}{1+\tau.p}$



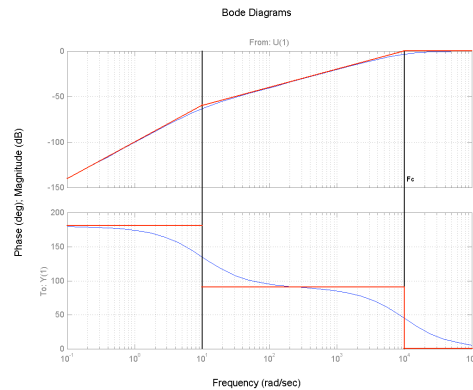
## Passe haut d'ordre 1 : $H(p) = \frac{\tau.p}{1+\tau.p}$



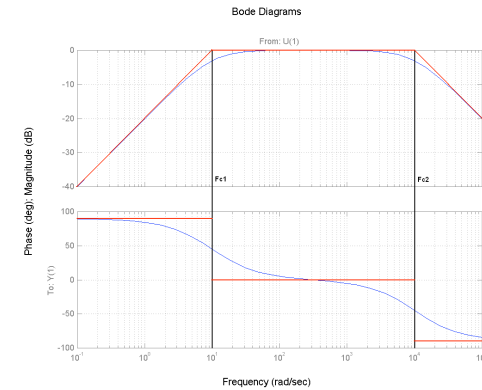
## Passe bas d'ordre 2 : $H(p) = \frac{1}{(1+\tau_1.p).(1+\tau_2.p)}$



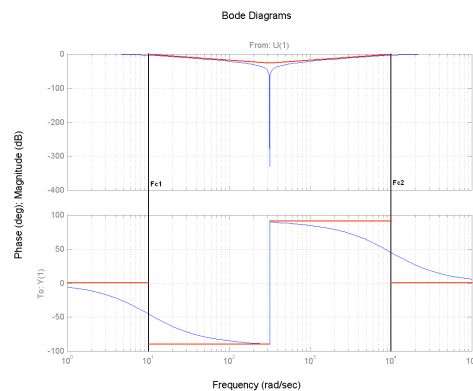
## Passé haut d'ordre 2 : $H(p) = \frac{\tau_1 \cdot \tau_2 \cdot p^2}{(1 + \tau_1 \cdot p)(1 + \tau_2 \cdot p)}$



## Passé bande d'ordre 2 : $H(p) = \frac{(\tau_1 + \tau_2) \cdot p}{(1 + \tau_1 \cdot p)(1 + \tau_2 \cdot p)}$



## Coupe bande d'ordre 2 : $H(p) = \frac{1 + \tau_1 \cdot \tau_2 \cdot p^2}{(1 + \tau_1 \cdot p)(1 + \tau_2 \cdot p)}$



## Définition

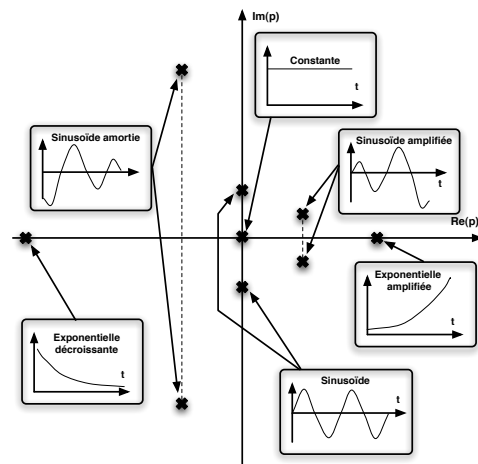
- Domaine temporel : stabilité EBSB
- Condition nécessaire et suffisante sur la réponse impulsionnelle :

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < +\infty$$

## Conséquences sur la FT

- Si on connaît la fonction de transfert  $H(p)$  : Le système est stable  $\Leftrightarrow$  les pôles de  $H(p)$  sont à partie réelles strictement négatives
- Domaine de stabilité = demi-plan "gauche"
- Pour les filtres d'ordre 1 et 2, CNS : tous les coefficients du polynôme du dénominateur sont de même signe

## Etude du plan de Nyquist



## Filtre réalisable

### Définition

- Un filtre est réalisable et implémentable en temps réel  $\Leftrightarrow$ 
  - il est stable
  - il est causal

### Conséquence sur le signal de sortie

$$\forall x(t), \text{ signal causal } y(t) = \int_0^t h(t - \tau) \cdot x(\tau) d\tau$$

### Remarque

- Un filtre idéal n'est pas réalisable

### Définition

- Soit la FT d'un filtre :  $H(f) = |H(f)| \cdot e^{j\Phi(f)}$
- La phase de la FT du filtre détermine les retards du signal de sortie et on définit :
  - le retard de phase :  $t_\phi(f_0) = -\frac{\phi(f_0)}{2\pi \cdot f_0}$
  - le retard de groupe :  $t_g(f_0) = -\frac{1}{2\pi} \cdot \left[ \frac{d\phi(f)}{df} \right]_{f=f_0}$

### Filtre à phase linéaire

- Pour les filtres à phase linéaire, les retards de phase et de groupe ne dépendent pas de la fréquence
- Le signal de sortie est seulement retardé : pas de distorsion due à la phase

## Application à la modulation d'amplitude

Soit le signal modulé :  $x(t) = a(t) \cdot \cos(\omega_0 \cdot t)$  avec  
 $a(t) = A \cdot \cos(\omega_1 \cdot t)$

La sortie du système est :

$$y(t) = |H(f_0)| \cdot a(t - t_g(f_0)) \cdot \cos(\omega_0 \cdot (t - t_\phi(f_0)))$$

