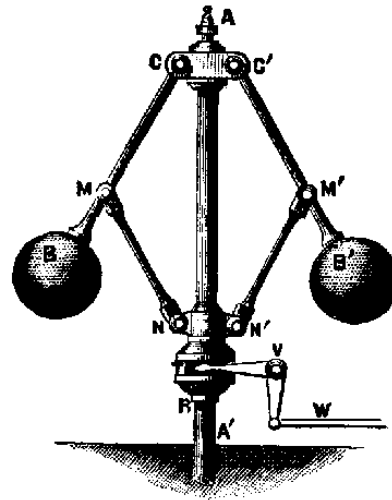


# Représentation et analyse des systèmes linéaires

PC 4

Analyse temporelle des systèmes linéaires



✓ **Objectif :**

Analyse des caractéristiques (performances) dynamiques du système

✓ **Méthode :**

Analyse des réponses temporelles du système à des entrées types

## Signaux d'entrée types

- ✎ les signaux échelon (perturbations soudaines)
- ✎ les signaux impulsionnels (chocs)
- ✎ les signaux rampe (évolution linéaire)
- ✎ les signaux accélération (évolution quadratique)

✎ **Remarques 1 :**

$$u(t) = t^n \qquad U(p) = \frac{n!}{p^{n+1}}$$

## Régime libre - régime forcé

➔ Equation différentielle entrée-sortie :

$$a_n y^{(n)}(t) + \dots + a_0 y(t) = b_m u^{(m)}(t) + \dots + b_0 u(t)$$

➔ Conditions initiales :

$$U(0) = \left\{ y(0), \dot{y}(0), \dots, y^{(n-1)}(0) \right\}$$

➔ Régime libre :  $y_1(t)$  est la réponse à une excitation nulle  $u_1(t) = 0$  appliquée à partir de l'état initial réel  $U_1(0) = U(0)$

➔ Régime forcé :  $y_2(t)$  est la réponse à l'excitation réelle  $u_2(t) = u(t)$  appliquée à partir d'un état initial nul  $U_2(0) = \{0, \dots, 0\}$

$$y(t) = y_1(t) + y_2(t)$$

## Régime permanent - régime transitoire

↳ Equation différentielle entrée-sortie :

$$a_n y^{(n)}(t) + \dots + a_0 y(t) = b_m u^{(m)}(t) + \dots + b_0 u(t)$$

↳ La réponse en régime permanent :  $y_3(t)$ , solution particulière de l'équation différentielle complète

↳ La réponse en régime transitoire :  $y_4(t)$ , la solution générale de l'équation sans second membre (équation homogène) les  $n$  constantes d'intégration étant déterminées de telle sorte que la solution globale  $y(t)$  satisfasse aux  $n$  conditions initiales

$$y(t) = y_3(t) + y_4(t)$$

↳ Equation caractéristique :

$$a_n p^n + \dots + a_1 p + a_0 = 0$$

↳ Chaque racine réelle  $p_i$  de multiplicité  $m_i$  donne une réponse :

$$y_{4i}(t) = \sum_{j=1}^{m_i} \lambda_j t^{j-1} e^{p_i t}$$

↳ Chaque paire complexe conjuguée  $(p_i, \bar{p}_i)$  de multiplicité  $m_i$  donne une réponse :

$$y_{4i}(t) = \sum_{j=1}^{m_i} \lambda_j t^{j-1} e^{\sigma_i t} \cos(\omega_i t) + \mu_j t^{j-1} e^{\sigma_i t} \sin(\omega_i t)$$

où  $\sigma_i = \text{Re}(p_i)$  et  $\omega_i = \text{Im}(p_i)$

**Nota :** chaque fonction  $y_{4i}(t)$  définit **un mode** du système

$$G(p) = \frac{b_m p^m + \dots + b_0}{a_n p^n + \dots + a_0} = K \frac{\prod(p - z_j) \prod((p + \alpha_{z_j})^2 + \beta_{z_j}^2)}{\prod(p - p_i) \prod((p + \alpha_{p_i})^2 + \beta_{p_i}^2)}$$

## ▼ Définition 1 : *mode*

*La réponse transitoire  $y_4(t)$  est constituée de la combinaison linéaire de fonctions du temps élémentaires définies par la nature (réelle, complexe conjuguée) des racines de l'équation caractéristique. Dans cette combinaison linéaire, chaque fonction élémentaire du temps est appelée *mode* du système. Ainsi, les racines*

- Chaque pôle réel  $p_i$  de multiplicité  $m_i$  est un *mode apériodique*

$$y_{4i}(t) = \sum_{j=1}^{m_i} \lambda_j t^{j-1} e^{p_i t}, \text{ constante de temps } \tau_i = 1/p_i$$

- Chaque paire de pôles complexes conjugués  $(p_i, \bar{p}_i)$  de multiplicité  $m_i$  est un *mode oscillant*

$$y_{4i}(t) = \sum_{j=1}^{m_i} \lambda_j t^{j-1} e^{\sigma_i t} \cos(\omega_i t) + \mu_j t^{j-1} e^{\sigma_i t} \sin(\omega_i t), \text{ pulsation } \omega_i$$

$$\dot{x}(t) = Ax(t) \quad x(0) = x_0$$

- $A$  a  $n$  valeurs propres distinctes  $p_1, \dots, p_n$

$$x(t) = Pe^{\Lambda t}P^{-1}x_0 = \sum_{i=1}^n e^{p_i t} v_i w_i' x_0$$

où  $P = \begin{bmatrix} v_1 & v_2 & \dots & v_n \end{bmatrix}$ ,  $P^{-1} = \begin{bmatrix} w_1 & w_2 & \dots & w_n \end{bmatrix}'$

- $A$  a  $k$  valeurs propres distinctes :

$$x(t) = Pe^{Jt}P^{-1}x_0 = \sum_{i=1}^n e^{p_i t} M_i(t)x_0 = \left[ \sum_{i=1}^k T_k e^{J_k t} U_k \right] x_0$$

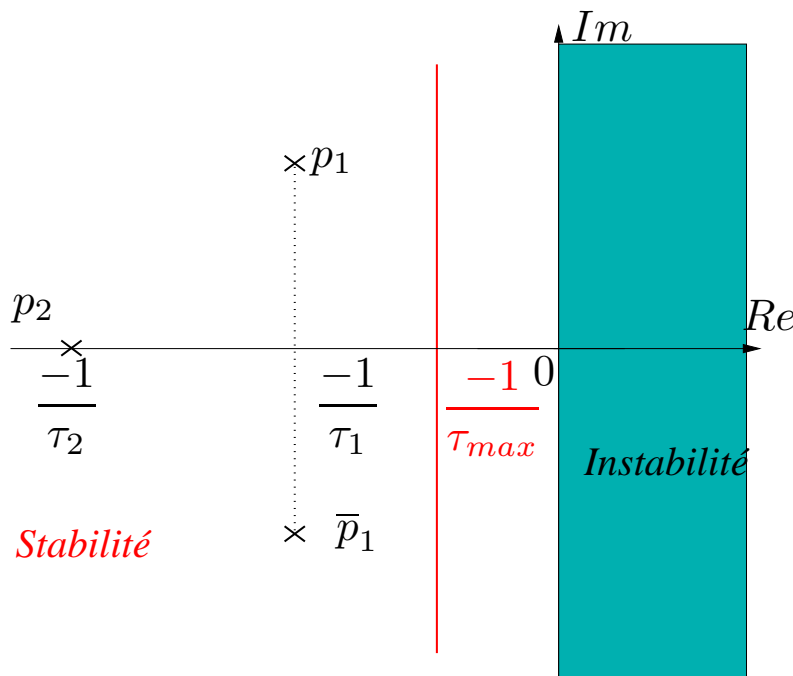
▼ **Définition 2** : *mode*

Les différents termes des sommes sont appelés *les modes* du système

▼ **Définition 3** : *rapidité*

Le temps de disparition de la composante transitoire associée à un mode définit *la rapidité* de ce mode

$$\tau_i = -1/Re[p_i]$$



$$\forall i : \tau_i < \tau_{max}$$

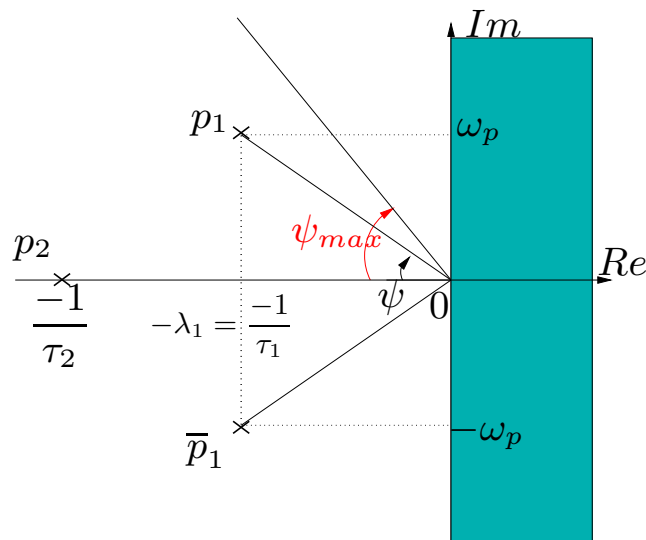


▼ **Définition 4** : *facteur d'amortissement*

Pour un mode oscillatoire, la convergence des oscillations est caractérisée par le paramètre  $0 \leq \xi \leq 1$  appelé *facteur d'amortissement*

$$\xi_i = \left| \frac{\text{Re}(p_i)}{p_i} \right| = \frac{\lambda_i}{\sqrt{\lambda_i^2 + \omega_{pi}^2}}$$

pour  $p_i = -\lambda_i + j\omega_{pi}$

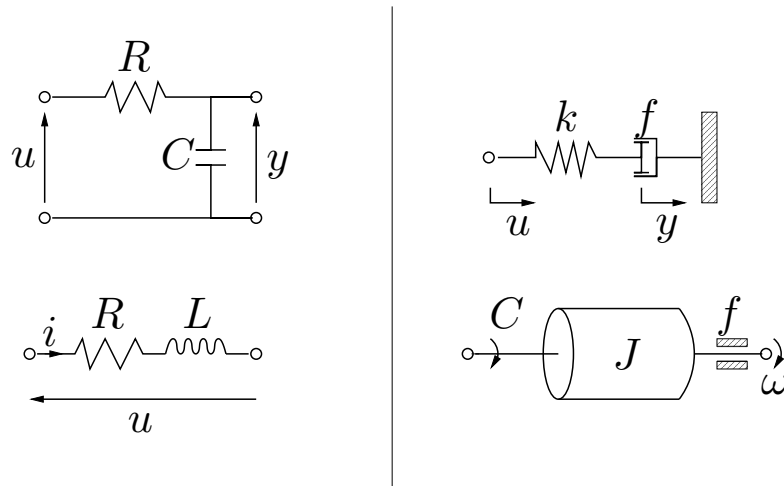


$$\forall i \quad \xi_i \geq \xi_{min} = \cos(\psi_{max})$$

➔ Equation différentielle et fonction de transfert :

$$T\dot{y}(t) + y(t) = Ku(t) \qquad H(p) = \frac{Y(p)}{U(p)} = \frac{K}{1 + Tp}$$

Nota : T est la constante de temps



Exemple : moteur à cc

Hypothèse :  $\tau_L \lll \tau_f$

$$\frac{\omega(p)}{V_f(p)} \sim \frac{K_m / f R_f}{(\tau_f p + 1)}$$

➔ La réponse transitoire :

$$y_4(t) = \lambda e^{-t/T}$$

→ Réponse impulsionnelle :

$$U(p) = 1$$

$$y(t) = y_4(t) + y_3(t) = \lambda e^{-t/T} = \frac{K}{T} e^{-t/T} \quad t \geq 0$$

→ Réponse indicielle :

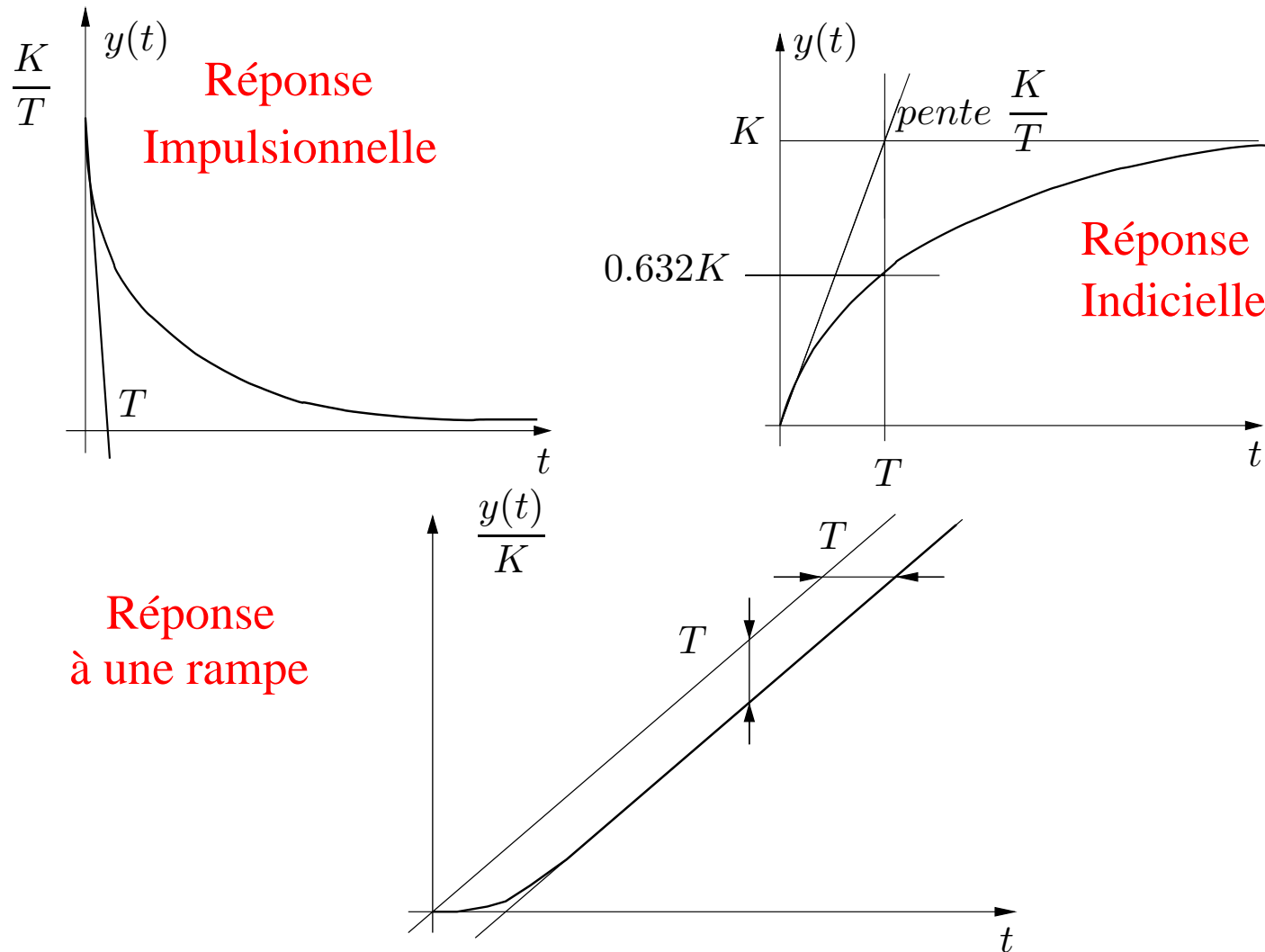
$$U(p) = 1/p$$

$$y(t) = y_4(t) + y_3(t) = \lambda e^{-t/T} + K = K(1 - e^{-t/T}) \quad t \geq 0$$

→ Réponse à une rampe :

$$U(p) = 1/p^2$$

$$y(t) = y_4(t) + y_3(t) = \lambda e^{-t/T} + Kt - KT = K(t - T + Te^{-t/T}) \quad t \geq 0$$



↳ Equation différentielle :

$$a_2\ddot{y}(t) + a_1\dot{y}(t) + a_0y(t) = b_0u(t)$$

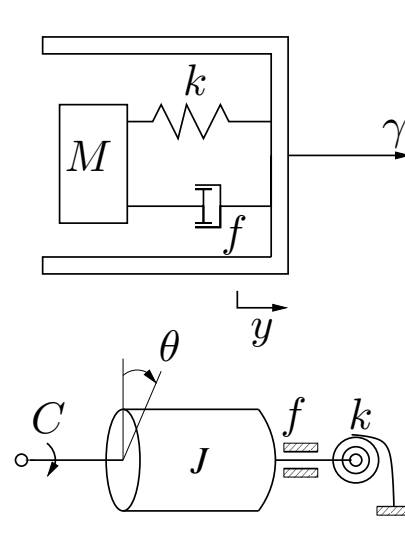
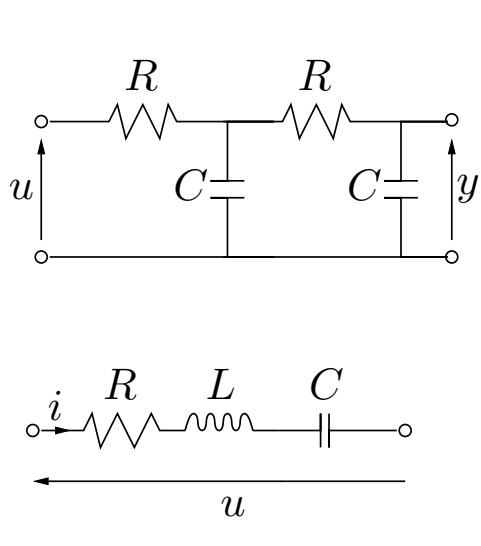
↳ Fonction de transfert :

$$H(p) = \frac{b_0}{a_2p^2 + a_1p + a_0}$$

$$H(p) = \frac{K}{\left(\frac{p}{\omega_n}\right)^2 + 2\xi\frac{p}{\omega_n} + 1} = \frac{K\omega_n^2}{p^2 + 2\xi\omega_np + \omega_n^2}$$

- $K = \frac{b_0}{a_0}$  est le gain statique
- $\omega_n = \sqrt{\frac{a_0}{a_2}}$  est la pulsation propre non amortie
- $\xi = \frac{a_1}{2\sqrt{a_0a_2}}$  est le coefficient (facteur) d'amortissement

$$H(p) = \frac{K}{\left(\frac{p}{\omega_n}\right)^2 + 2\xi\frac{p}{\omega_n} + 1} = \frac{K\omega_n^2}{p^2 + 2\xi\omega_n p + \omega_n^2}$$



- Polynôme caractéristique :

$$p^2 + 2\xi\omega_n p + \omega_n^2 = 0$$

- Discriminant :

$$\Delta' = (\xi^2 - 1)\omega_n^2$$

$$\xi > 1$$

$$y(t) = K \left[ 1 - \frac{T_1}{T_1 - T_2} e^{-t/T_1} - \frac{T_2}{T_2 - T_1} e^{-t/T_2} \right]$$

$$\xi = 1$$

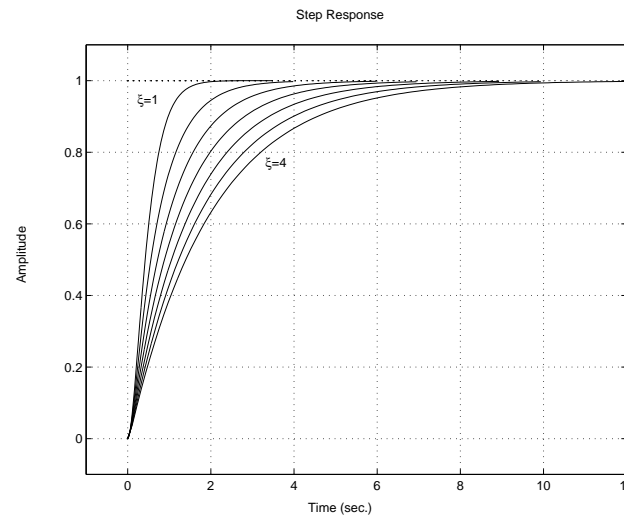
$$y(t) = K \left[ 1 - (1 + t/T) e^{-t/T} \right]$$

$$p_{2,1}^1 = -\frac{1}{T_2^1} = -\xi\omega_n \pm \omega_n \sqrt{\xi^2 - 1}$$

$$y_4(t) = \lambda_1 e^{-t/T_1} + \lambda_2 e^{-t/T_2} \quad y_3(t) = K$$

$$p = -\frac{1}{T} = -\xi\omega_n = -\omega_n$$

$$y_4(t) = (\lambda + \mu t) e^{-t/T} \quad y_3(t) = K$$



$$y(t) = K \left[ 1 - \frac{\sin(\omega_p t + \psi)}{\sin(\psi)} e^{-\cotan(\psi)\omega_p t} \right]$$

$$y(t) = K \left[ 1 - e^{-\xi\omega_n t} \left( \cos(\omega_p t) + \frac{\xi}{\sqrt{1-\xi^2}} \sin(\omega_p t) \right) \right]$$

$$p_{2,1}^1 = -\xi\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\xi^2}$$

$$y_4(t) = e^{-t/T} [\lambda_1 e^{j\omega_p t} + \lambda_2 e^{-j\omega_p t}]$$

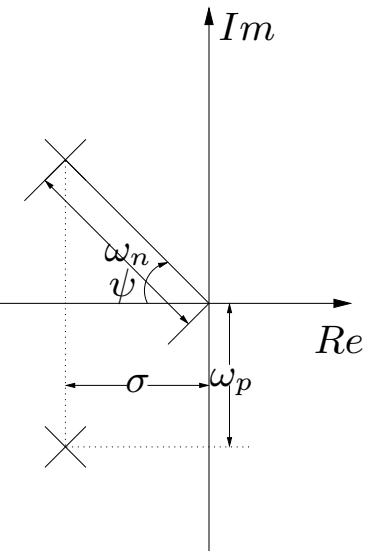
$$= A e^{-t/\tau} \sin(\omega_p t + \psi)$$

$$\psi = \cos^{-1}(\xi)$$

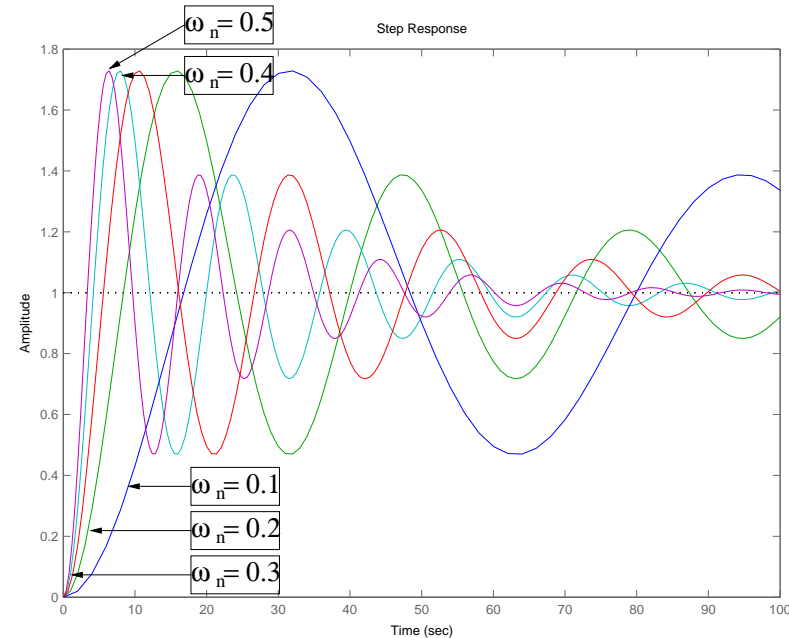
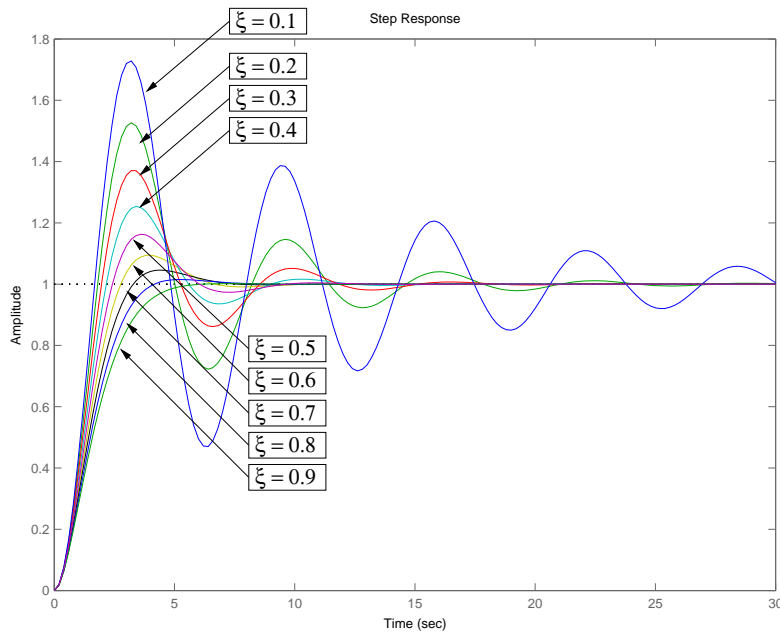
$$y_3(t) = K$$

$$\tau = \frac{1}{\xi\omega_n} = \frac{1}{\sigma}$$

$$\omega_p = \omega_n \sqrt{1-\xi^2}$$

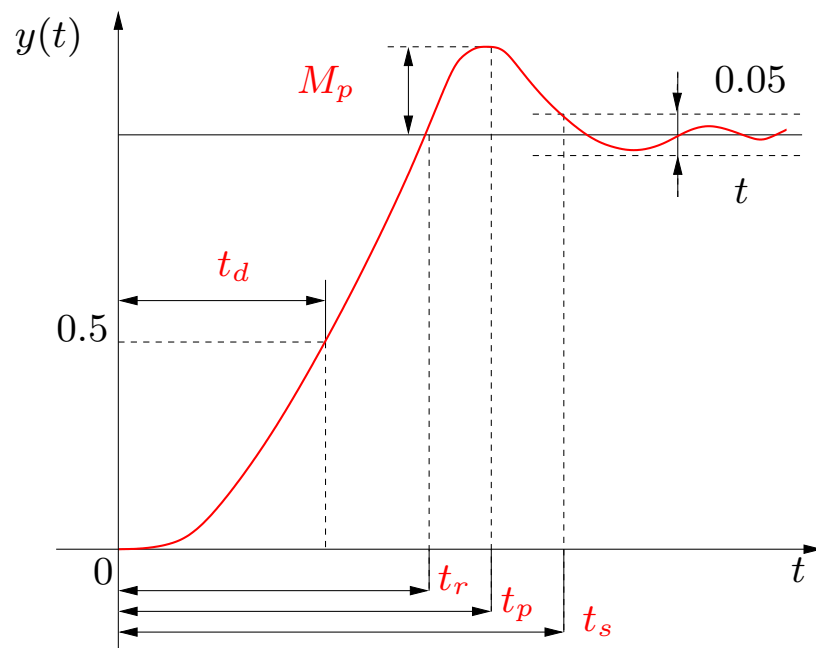






$$\begin{aligned}
 D_k &= \frac{y(kT/2) - y(\infty)}{y(\infty)} \\
 &= -[e^{-\pi \cotan(\psi)}]^k \\
 &= -(-D_1)^k
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \xi &= \left(1 + \frac{\pi^2}{\ln^2(D_1)}\right)^{-1/2} \\
 D_1 &= e^{-\pi \cotan(\psi)} = e^{-\frac{\pi \xi}{\sqrt{1-\xi^2}}}
 \end{aligned}$$



Spécifications de performance

- Dépassement maximal (overshoot)  $M_p$

$$M_p = e^{-\frac{\xi\pi}{\sqrt{1-\xi^2}}} = \begin{cases} 5\% & \xi = 0.7 \\ 16\% & \xi = 0.5 \end{cases}$$

- Temps de montée (rise time)  $t_r$

$$t_r = \frac{\pi - \psi}{\omega_p} = \frac{\pi - \cos^{-1}(\xi)}{\omega_n \sqrt{1 - \xi^2}} \quad t_r \geq \frac{1.8}{\omega_n}$$

- Temps d'établissement (settling time)  $t_s$

$$t_s = -\frac{1}{\xi\omega_n} \ln \left( c_{ts} \sqrt{1 - \xi^2} \right)$$

$$t_s^{5\%} = \frac{3}{\xi\omega_n} = \frac{3}{\sigma} \quad t_s^{1\%} = \frac{4.6}{\xi\omega_n} = \frac{4.6}{\sigma}$$

- temps de crête (peak time)  $t_p = \frac{\pi}{\omega_p}$

$$H(p) = \frac{K \prod_{i=1}^m (p - z_i)}{\prod_{i=1}^n (p - p_i)} = \sum_{i=1}^n \frac{a_i}{p - p_i} \quad h(t) = \sum_{i=1}^n a_i e^{p_i t} \quad a_i = K \frac{\prod_{k \neq i} (p_i - z_k)}{\prod_{j \neq i} (p_i - p_j)}$$

- si  $\exists z_k \sim p_i$ , la contribution de  $p_i$  sera faible
- si  $\exists p_k \sim p_i$ , leurs contributions seront prépondérantes

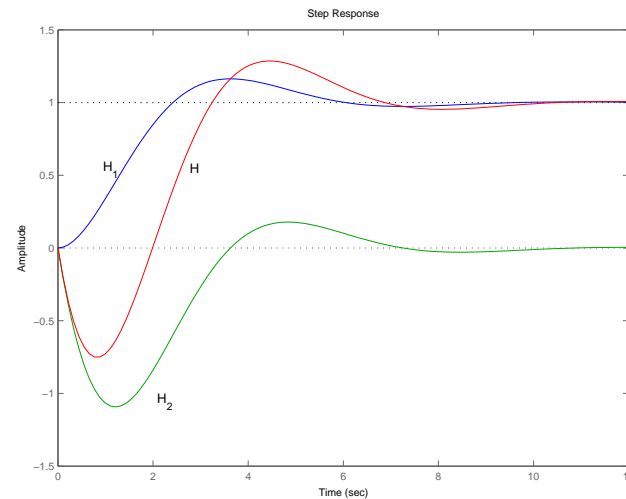
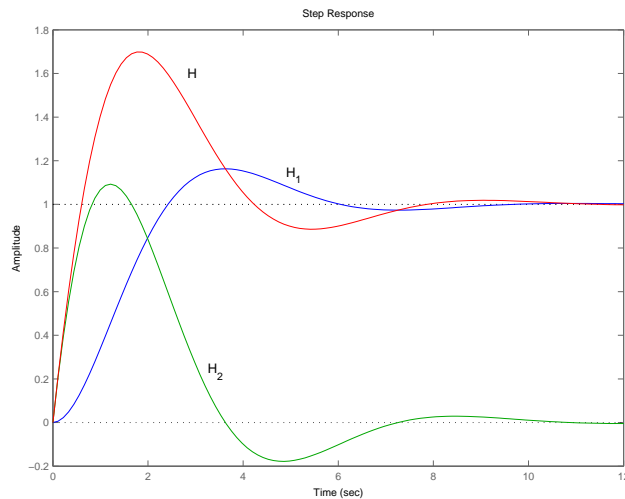
$$y(t) = K + \sum_{i=1}^n b_i e^{p_i t} \quad b_i = a_i / p_i$$

## ▼ Définition 5 : pôles dominants

Les pôles les plus proches de l'axe imaginaire seront appelés les *pôles dominants*

Exemple :  $\omega_n = 1$  :

$$H(p) = \frac{\frac{p}{\alpha\xi} + 1}{p^2 + 2\xi p + 1} = \underbrace{\frac{1}{p^2 + 2\xi p + 1}}_{H_1(p)} + \underbrace{\frac{1}{\alpha\xi} \frac{p}{p^2 + 2\xi p + 1}}_{H_2(p)} \quad h_2(t) = \frac{1}{\alpha\xi} \frac{dh_1(t)}{dt}$$



- $p_{add} + p_{dom}$  augmente le temps de montée si  $|p_{add}| \leq 4|Re(p_{dom})|$
- $z$  stable +  $p_{dom}$  augmente le dépassement si  $|z_{add}| \leq 4|Re(p_{dom})|$
- $z$  instable +  $p_{dom}$  diminue le dépassement mais provoque le phénomène de réponse inverse