

# Analyse et Commande des systèmes linéaires

**Frédéric Gouaisbaut**

LAAS-CNRS

Tel : 05 61 33 63 07

email : fgouaisb@laas.fr

webpage: [www.laas.fr/~fgouaisb](http://www.laas.fr/~fgouaisb)

September 24, 2009

# Présentation du Cours

- Volume Horaire: 9h Cours, 9h de Tds, 12h de TPs,
- Matériel sur le site <http://www.laas.fr/~fgouaisb>
  - Polycopié sur la résolution des EDOs,
  - Transparents de Cours,
  - Polycopié de TPs,
  - Polycopié de Cours.
- Evaluation:
  - 1 note de contrôle intermédiaire (Partiel),
  - 1 note de contrôle terminal,
  - 1 note de travaux pratiques (comprenant 1 note de contrôle QCMs type moodle, 1 note terminale de travaux pratiques).
- Contact
  - ★ Responsable du Cours : Frédéric Gouaisbaut, [fgouaisb@laas.fr](mailto:fgouaisb@laas.fr)
  - ★ Responsable des TPs : Yann Labit, [labit@laas.fr](mailto:labit@laas.fr)

# Sommaire

- 1 Introduction à l'automatique et à la notion de systèmes.
- 2 Une première modélisation temporelle des systèmes linéaires.
- 3 **Analyse temporelle des systèmes linéaires.**
- 4 Une seconde modélisation des systèmes linéaires.
- 5 Analyse structurelle des systèmes linéaires.
- 6 Exemples de commande de systèmes bouclés.
- 7 Conclusion

## Part I

# Analyse temporelle des systèmes linéaires

# Sommaire

- 1 Introduction
- 2 Régime transitoire
- 3 Les systèmes du 1<sup>er</sup> ordre
- 4 Les systèmes du 2<sup>nd</sup> ordre
- 5 Exemples de systèmes régulés

# Analyse temporelle

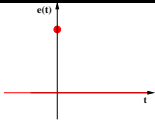
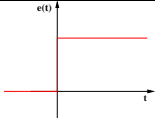
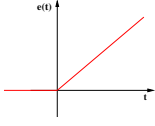
Les systèmes que nous allons étudier sont définis par un modèle liant l'entrée et la sortie.

## Analyse d' un système

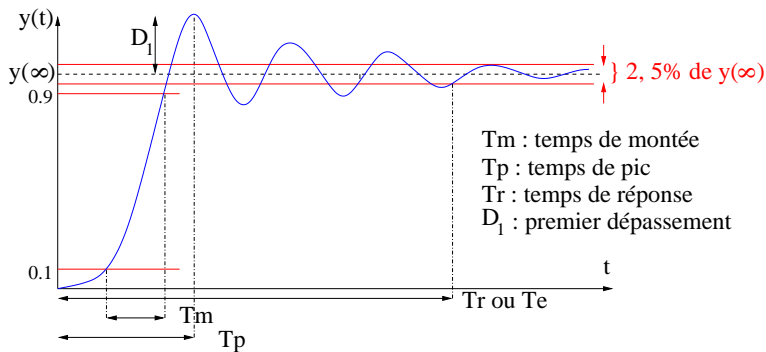
- comprendre l'évolution du signal de sortie en fonction des sollicitations de l'entrée.
  - Comparer les évolutions des sorties de différents systèmes.
  - Comparer des systèmes :
    - ① en terme de stabilité (le système explose t-il ?).
    - ② en terme de rapidité de convergence vers l'objectif.
    - ③ en terme de qualité de convergence (oscillations de la sortie ...)
- Définir des indices de performances communs.

# Les réponses temporelles

**idée** : Comparer les réponses des systèmes à une série d'entrées **tests**.

Impulsion de dirac		$E(p) = 1$	
Echelon unitaire	$e(t) = 1 \forall t > 0, 0$ sinon	$E(p) = 1/p$	
Rampe	$e(t) = t \forall t > 0, 0$ sinon	$E(p) = 1/p^2$	
Parabole	$e(t) = t^2 \forall t > 0, 0$ sinon	$E(p) = 2/p^3$	

# Indices de performances pour la réponse indicielle





# Définitions d'indices de performance

Réponse temporelle composée de :

- 1 régime transitoire.
- 2 régime permanent.

Nous définissons plusieurs points de référence aisément calculables ou mesurables :

- La valeur finale :
- Le temps de montée :
- Le temps de premier pic :
- La valeur du premier pic ou premier dépassement :
- Le temps de réponse :

# Régime transitoire et Régime permanent

- 1 La **réponse transitoire** du système  $y_t(t)$ . Celle ci correspond à la solution de l'équation homogène où les  $n$  inconnues (provenant des polynômes  $q_i$ ) sont déterminés grâce aux conditions initiales.
- 2 La **réponse permanente** du système qui correspond à la solution particulière de l'équation différentielle. Elle correspond en général à la partie de la courbe lorsque  $t \rightarrow \infty$ .

## Exemple

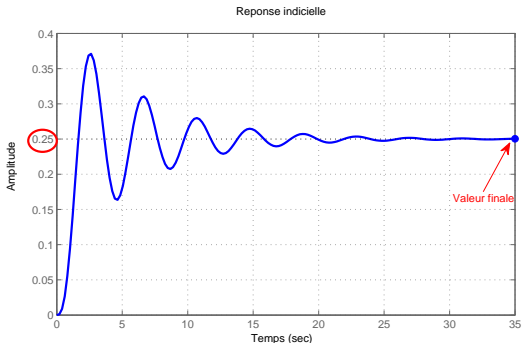
Soit l'équation  $\dot{y}(t) + y(t) = 2 \times u(t) = 2 \times 1$  avec comme condition initiale  $y(0) = 0$ . L'équation homogène s'écrit  $y_l(t) = Ae^{-t}$ . L'équation particulière s'écrit  $y_p(t) = 2$ . La constante  $A$  est calculé telle que  $y_l(0) + y_p(0) = 0$  i.e.  $A = -2$ . Le régime permanent est donc  $y_p(t) = 2$  et le régime transitoire est  $y_t(t) = -2e^{-t}$ .

Analyser la réponse indicielle c'est donc analyser les caractéristiques du **régime permanent** ( $y_p(t) = 2$ ) et analyser les caractéristiques du **régime transitoire** ( $y_t(t) = -e^{-t}$  ou au signe près  $y^*(t) = e^{-t}$ )

# Indices de performances pour le régime permanent

## Valeur finale

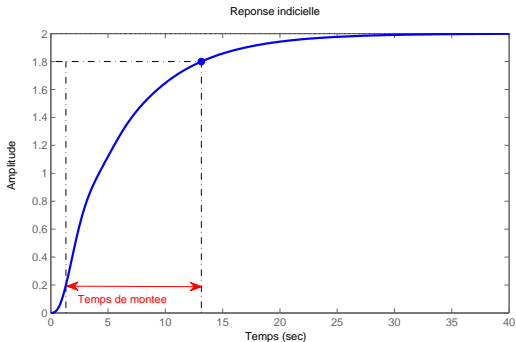
La valeur finale de la courbe est définie par  $y(+\infty) = \lim_{t \rightarrow +\infty} y(t)$



# Indices de performances pour le régime transitoire

## Temps de montée

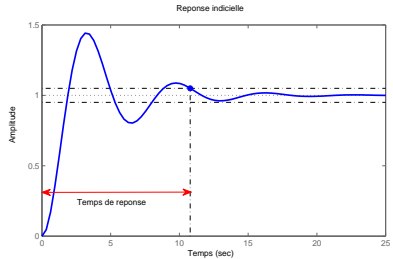
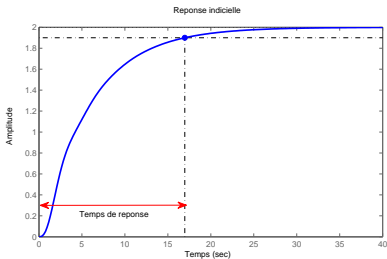
Le temps de montée d'un système est le temps mis par sa sortie pour passer de 10% de sa valeur finale à 90% de sa valeur finale.



# Indices de performances pour le régime transitoire

## Temps de réponse

Le temps de réponse d'un système est le temps mis par la sortie du système pour entrer dans la bande comprise entre  $\pm 5\%$  de sa valeur finale.



# Indices de performances pour le régime transitoire

## Temps du premier pic

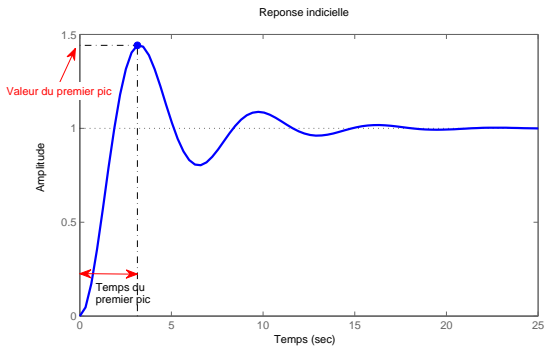
Le temps de premier pic est le temps mis par le système pour atteindre le premier pic du dépassement (si celui ci a lieu ...)

## la valeur du premier pic

La valeur du premier pic a plusieurs définitions reflétant différentes manières de mesurer la valeur du dépassement maximale par rapport à la valeur finale de  $y(t)$ . Il est en général utilisé en pourcentage :

$$D_r = \frac{y(T_p) - y(\infty)}{y(\infty)} * 100\%$$

# Indices de performances pour le régime transitoire



# Modèle et Réponse d'un système du 1<sup>er</sup> ordre

- Equation différentielle

$$a_0 y + a_1 \dot{y} = b_0 u \Leftrightarrow y + T \dot{y} = K u$$

$T$  est la constante de temps et  $K$  est le gain statique.

- Réponse indicielle, échelon  $e_0$

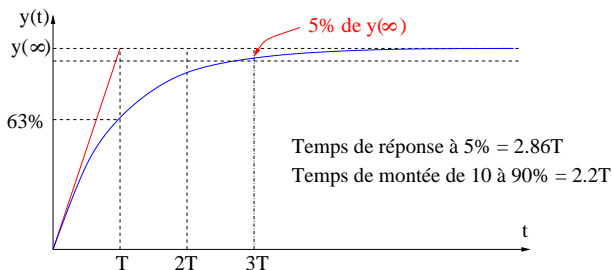
$$\begin{aligned} y(t) &= e^{-\frac{t}{T}} x_0 & + & \int_0^t e^{-\frac{t-\tau}{T}} \frac{K}{T} e_0 d\tau \\ &= e^{-\frac{t}{T}} x_0 & + & K(1 - e^{-\frac{t}{T}}) e_0 \\ &= e^{-\frac{t}{T}} (x_0 - K e_0) & + & K e_0 \\ &\text{régime transitoire} & + & \text{régime permanent} \end{aligned}$$

- Pente à l'origine

$$\dot{x}(0) = \frac{K e_0 - x_0}{T}$$



# Tracé de la réponse indicielle



- La valeur finale :  $Ke_0$ .
- Le temps de montée :  $2,2T$ .
- Le temps de premier pic :  $\emptyset$ .
- La valeur du premier pic ou premier dépassement :  $\emptyset$ .
- Le temps de réponse :  $t_r = 3T$ .

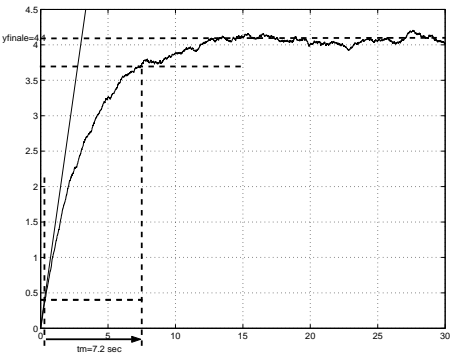
# Identification de la réponse

- choix d'un modèle mathématique.
  - Détermination des paramètres du modèle (par exemple le gain statique  $K$  et la constante de temps  $T$ )
- ⇒ Identification de ces paramètres
- 1 Ces paramètres sont calculés par l'intermédiaire de la connaissance du processus physique.
  - 2 Ces paramètres sont difficilement calculables ou avec un grande imprecision ...
- ⇒ Utiliser la méthode de la réponse indicielle pour calculer les paramètres inconnues...

# Identification de la réponse

## Exemple

Soit un système de capteur d'entrée  $e(t)$ , la donnée que le capteur mesure et de sortie  $y(t)$  la mesure du capteur. La réponse indicielle (pour une entrée  $e(t) = 1$ ) donne la courbe suivante.



Calcul du temps de montée  $t_m = 7.2 \text{ sec}$

Calcul de la valeur finale  $y(\infty) = 4.1 \text{ sec}$

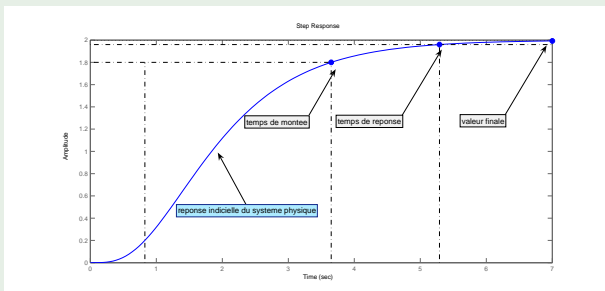
Modèle du système

$$3.27\dot{y}(t) + y(t) = 4.1e(t)$$

# Identification de la réponse

## Exemple

Soit un système de capteur d'entrée  $e(t)$ , la donnée que le capteur mesure et de sortie  $y(t)$  la mesure du capteur. La réponse indicielle (pour une entrée  $e(t) = 1$ ) donne la courbe suivante. Nous pouvons aisément calculer son temps de réponse  $t_r = 4.36\text{sec}$ , son temps de montée  $t_m = 3.65\text{sec}$  et sa valeur finale  $y(\infty) = 2$ .



# Calcul du modèle mathématique

**Reflet** du comportement physique,

- même valeur finale.
- même temps de réponse.

Nous choisissons un modèle simple du premier ordre.

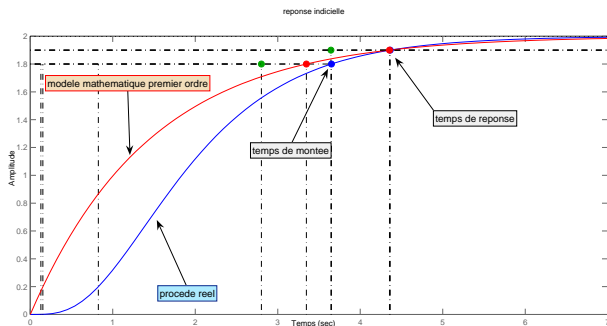
$$y(\infty) = Ke_0 = 2 \Rightarrow K = 2$$

$t_r = 3T = 4.36$  et donc  $T = 1.463$ . Le modèle mathématique du capteur sera donc :

$$1.463\dot{y}(t) + y(t) = 2e(t)$$

# Comparaisons entre la réponse du modèle et du procédé

Nous obtenons par ailleurs les réponses suivantes :



# Modèle du second ordre

- **Equation différentielle** :

$$\ddot{y} + a_1\dot{y} + a_0y = b_0u \Leftrightarrow \ddot{y} + 2\zeta\omega_n\dot{y} + \omega_n^2y = K\omega_n^2u$$

- **Fonction de transfert** :  $G(p) = \frac{K\omega_n^2}{p^2 + 2\zeta\omega_n p + \omega_n^2}$
- $\omega_n$  est la pulsation naturelle (pulsation propre non amortie),  $\zeta$  est le coefficient d'amortissement,  $K$  est le gain statique.
- Le comportement dépend des racines de l'équation caractéristique (**pôles** du système) :
  - Si  $\zeta > 1$ , alors pôles réels :

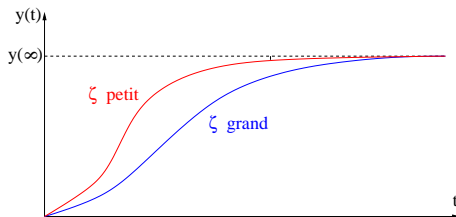
$$p_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1} = -\frac{1}{\tau_1} \text{ et } -\frac{1}{\tau_2}$$

- si  $\zeta = 1$ , alors pôle double :  $p = -\zeta\omega_n$
- si  $\zeta < 1$ , alors pôles complexes conjugués :

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

# Réponse indicielle **apériodique** $\zeta > 1$

$$\begin{aligned}y(t) &= K \left( 1 - \frac{p_2 e^{tp_1} - p_1 e^{tp_2}}{p_1 - p_2} \right) u(t) \\ &= K \left( 1 - \frac{\tau_1}{\tau_1 - \tau_2} e^{-\frac{t}{\tau_1}} + \frac{\tau_2}{\tau_1 - \tau_2} e^{-\frac{t}{\tau_2}} \right) u(t)\end{aligned}$$





# Réponse indicielle critique $\zeta = 1$

$$y(t) = K (1 - e^{-\omega_n t} - \omega_n t e^{-\omega_n t}) u(t)$$

## Réponse indicielle **oscillante amortie** $|\zeta < 1|$

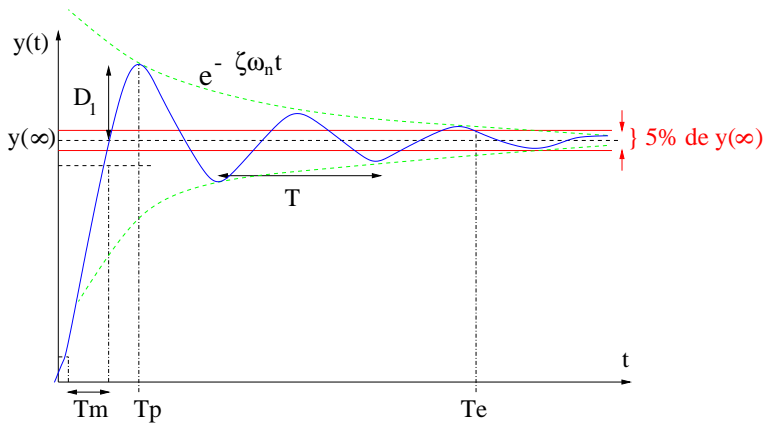
- Réponse oscillante amortie

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

avec  $\varphi = \arctg \frac{\sqrt{1 - \zeta^2}}{\zeta}$ .

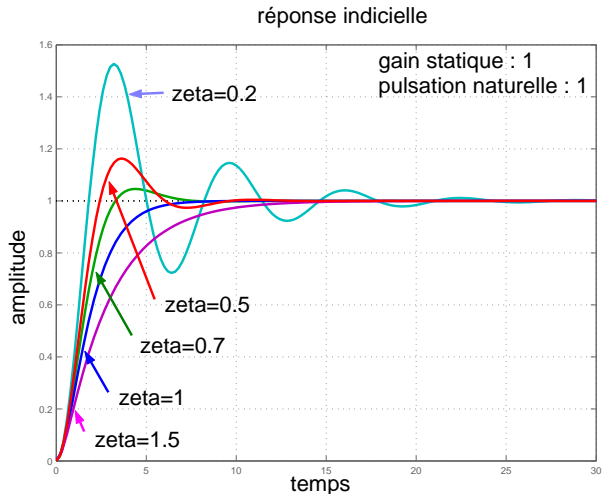
- Pulsation propre** :  $\omega_p = \omega_n \sqrt{1 - \zeta^2}$  **Période des oscillation** :  $T = \frac{2\pi}{\omega_p}$
- Enveloppe d'amortissement** donnée par  $e^{-\omega_n t}$
- Temps de réponse à 5%** :  $T_e \simeq \frac{3}{\zeta \omega_n}$
- Temps de montée** :  $T_m = \frac{\pi}{2\omega_p} = \frac{T}{4}$
- Premier dépassement** :  $D_1 = 100 \cdot e^{-\frac{\zeta \pi}{\sqrt{1 - \zeta^2}}}$  (en %) intervient à  $\frac{T}{2}$
- Coefficient de surtension lorsque  $\zeta < \frac{1}{\sqrt{2}}$**
- Pulsation de résonance** :  $\omega_r = \sqrt{1 - 2\zeta^2} \omega_n$
- Coefficient de surtension** :  $Q = \frac{1}{2\zeta \sqrt{1 - \zeta^2}}$

# Réponse indicielle d'un modèle d'ordre 2

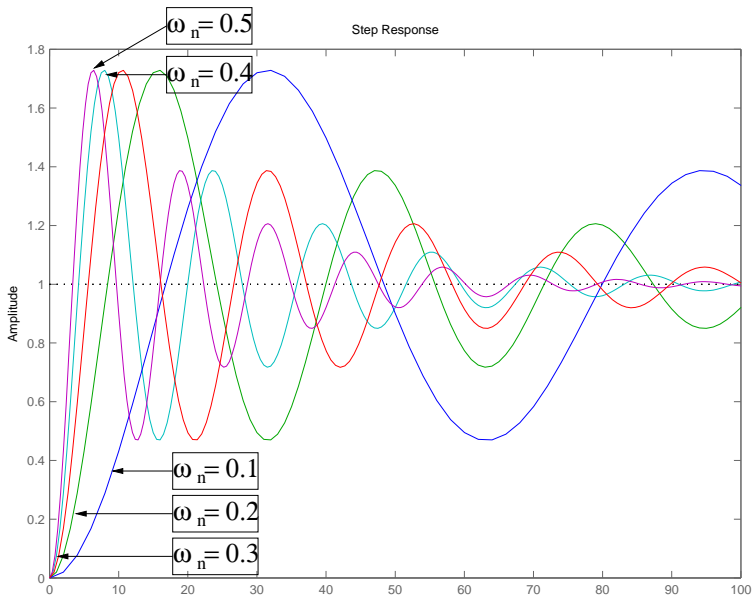


# Evolution Réponse indicielle amortissement $\zeta$

Plus  $\zeta$  diminue, plus les dépassements augmentent



# Evolution Réponse indicielle pulsation $\omega_n$



# Asservissement proportionnel et intégral

## Exemple (asservissement de position)

On désire asservir la position d'un petit robot. Nous commandons la vitesse des roues et nous désirons que celui-ci progresse de  $y_r$  mètres. Le modèle liant la vitesse des roues  $\Omega(t)$  et la position du robot  $y(t)$  est donné par :

$$\dot{y}(t) + 30y(t) = \Omega(t)$$

Choix d'une commande en boucle fermée:  $\Omega(t) = k(y_r(t) - y(t))$  où  $k$  est un paramètre de la commande.

La relation entre  $y_r$  et  $y(t)$  devient alors :

$$\begin{aligned}\dot{y}(t) + 30y(t) &= \Omega(t) = k(y_r - y(t)) \\ \dot{y}(t) + (30 + k)y &= ky_r\end{aligned}$$

- 1 Pour une consigne de  $y_r$ , le robot progresse de  $\frac{k}{30+k}y_r$
- 2 Nous pouvons également utiliser  $k$  pour jouer sur la vitesse de convergence car  $t_r = \frac{3}{30+k}$ .

## Exemple (asservissement de position)

On choisit une commande de la forme  $\Omega(t) = k \int_0^t (y_r - y(t)) dt$  où  $k$  est un paramètre de la commande.

L'équation liant la consigne et la sortie devient donc :

$$\dot{y}(t) + 30y(t) = \Omega(t) = k \int_0^t (y_r - y(t)) dt$$

En dérivant nous obtenons :

$$\ddot{y}(t) + 30\dot{y}(t) + ky(t) = ky_r$$

C'est une équation du second ordre, ces paramètres canoniques sont  $K_{statique} = 1$ ,  $\omega_n = k$ ,  $\zeta = \frac{15}{k}$ .

- 1 Pour une consigne de  $y_r$ , le robot progresse de  $y_r$
- 2 Nous pouvons également utiliser  $k$  pour faire respecter d'autres spécifications...