

# Chapitre 2- Modélisation Mathématique des Systèmes Asservis

## *Plan*

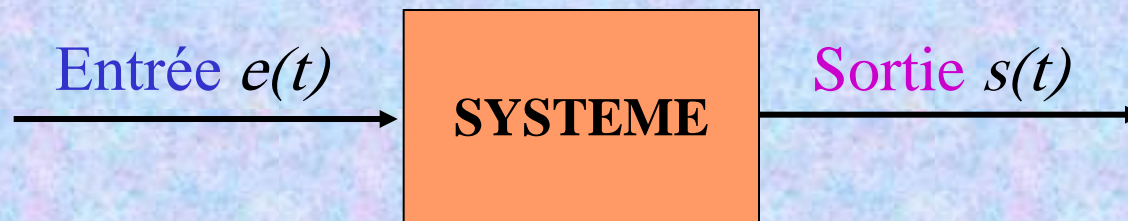
1. *Principe*
2. *Représentation des systèmes continus linéaires invariants (SLCI)*
3. *Résolution des équations différentielles*
  - 3.1 *Méthode classique*
  - 3.2 *Méthode de la transformée de Laplace*
4. *Transformée de Laplace*
  - 4.1 *Définition*
  - 4.2 *Propriétés et théorèmes*
5. *Fonction de transfert*
  - 5.1 *Définition*
  - 5.2 *Equation caractéristique*
6. *Théorème*

# 1. Principe

Le but de la modélisation est de *déterminer les équations de fonctionnement ou de comportement* de notre système.

Par la suite, nous nous limiterons aux systèmes *monovariabiles*.

Dans la majorité des cas, nous modélisons un système par des *équations différentielles*. Nous cherchons donc une relation entre l'entrée et la sortie telle que :



$$f\left(e(t), s(t), \frac{de(t)}{dt}, \frac{ds(t)}{dt}\right) = 0$$

## 2. Représentation des systèmes continus linéaires invariants (SLCI)

Un système est dit linéaire si son comportement est décrit par des équations différentielles linéaires à coefficients constants.

$$a_0 s(t) + a_1 \frac{ds(t)}{dt} + a_2 \frac{d^2 s(t)}{dt^2} + \dots + a_n \frac{d^n s(t)}{dt^n} = b_0 e(t) + b_1 \frac{de(t)}{dt} + b_2 \frac{d^2 e(t)}{dt^2} + \dots + b_m \frac{d^m e(t)}{dt^m}$$

$$\chi$$
$$\sum_{i=0}^n a_i \frac{d^i s(t)}{dt^i} = \sum_{j=0}^m b_j \frac{d^j e(t)}{dt^j}$$

Nous avons :

$\mathbf{a}_i$  et  $\mathbf{b}_j$  sont des coefficients constants,

$\mathbf{n}$  = ordre du système,

Un système physique sera réalisable si  $\mathbf{n} > \mathbf{m}$

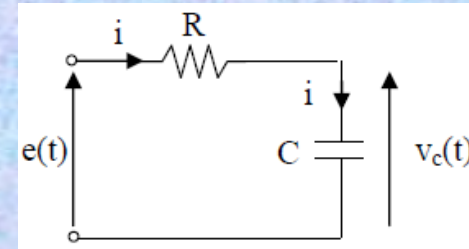
## 2. Représentation des systèmes continus linéaires invariants (SLCI)

### Exemples

1. Circuit électrique :

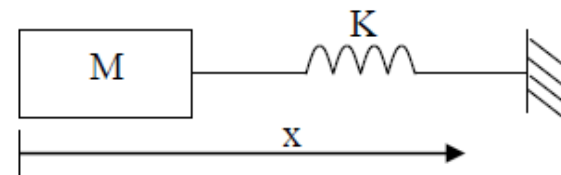
$$e(t) = Ri(t) + s(t)$$

$$e(t) = RC \frac{ds(t)}{dt} + s(t) : \text{Système linéaire (S.L.)}$$



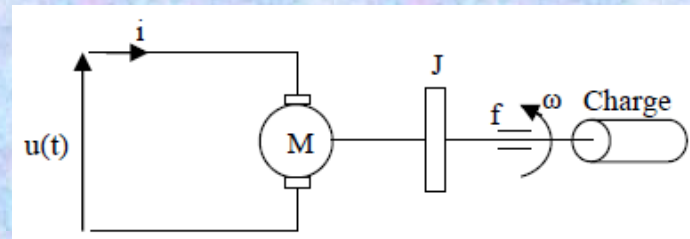
2. Système mécanique

$$F_e = Kx + M \frac{dx}{dt} + f \frac{d^2x}{dt^2} : \text{Système linéaire (S.L.)}$$



3. Système électromécanique

$$C_M = C_r + f \frac{d\theta}{dt} + J \frac{d^2\theta}{dt^2}$$



# 3. Résolution des équation différentielles

Pour résoudre une équation différentielle on utilise :

## ➤ **Méthode classique**

Equation différentielle :

- Equation différentielle sans second membre: *réponse libre*  $s1(t)$
- Solution particulière : *réponse forcée*  $s2(t)$

$$s(t) = s1(t) + s2(t)$$

Solution homogène : On pose  $e(t) = 0$ , on pose aussi :  $\frac{de(t)}{dt} = 0$

Solution particulière : on pose  $s(t)$  de la même manière que  $e(t)$ .

## ➤ **Méthode de la transformée de Laplace**

Cette méthode est la plus simple et la plus utilisée.

# 4. Transformée de Laplace

Cette méthode est la plus simple et la plus utilisée.

## 4.1 Définition

A toute fonction  $f$  de variable  $t$ , telle que  $f(t)=0$  pour  $t<0$ , nous faisons correspondre une fonction  $F$  de variable complexe  $p$ . Nous définissons la transformée de Laplace :

$$F(p) = L(f(t)) = \int_0^{\infty} f(t) e^{-pt} dt$$

Cette transformation permet de passer du domaine *temporel* au domaine de Laplace et permet la résolution dans le domaine *fréquentiel* de problèmes posés dans le domaine temporel.

# 4. Transformée de Laplace

## 4.2 Propriétés et théorèmes

<i>Propriétés et théorèmes</i>	
<b>Théorème de la valeur initiale</b>	$\lim_{t \rightarrow 0^+} f(t) = \lim_{p \rightarrow \infty} pF(p) = f(0^+)$
<b>Théorème de la valeur finale</b>	$\lim_{t \rightarrow +\infty} f(t) = \lim_{p \rightarrow 0} pF(p) = f(+\infty)$
<b>Théorème du retard temporel</b>	$TL[f(t-\tau)] = e^{-p\tau} F(p)$
<b>Théorème de l'avance</b>	$TL[e^{-\infty t} f(t)] = F(p+\infty)$
<b>Linéarité</b>	$TL[a_1 f_1 + a_2 f_2] = a_1 F_1(p) + a_2 F_2(p)$
<b>Dérivation</b>	$TL[f^n(t)] = p^n F(p) - p^{(n-1)} f(0^+) - p^{(n-2)} f'(0^+) - \dots - f^{(n-1)}(0^+)$
<b>Sans conditions initiales</b>	$TL[f^n(t)] = p^n F(p)$
<b>L'intégration</b>	$TL\left[\int_0^t f(t) dt\right] = \frac{F(p)}{p}$

# 4. Transformée de Laplace

## Exemple

Circuit RC

$$e(t) = Ri(t) + s(t) \Rightarrow e(t) = RC \frac{ds(t)}{dt} + s(t)$$

$$E(p) = RC p S(p) + S(p)$$

$$E(p) = (RC p + 1)S(p)$$

Conditions initiales nulles

**Objectif :** Rechercher la réponse temporelle d'un système

## Démarche:

- Calcul de la *fonction de transfert*  $H(p)$
- Calcul de l'*entrée* dans le domaine de Laplace  $E(p)$
- Calcul de la *sortie* dans le domaine de Laplace  $Y(p)$
- Calcul de la *sortie temporelle* en appliquant la *transformée de Laplace inverse*  $y(t)$



# 5. Fonction de transfert

## 5.1 Définition

Soit le système décrit par l'équation différentielle suivante:

$$a_0 s(t) + a_1 \frac{ds(t)}{dt} + a_2 \frac{d^2 s(t)}{dt^2} + \dots + a_n \frac{d^n s(t)}{dt^n} = b_0 e(t) + b_1 \frac{de(t)}{dt} + b_2 \frac{d^2 e(t)}{dt^2} + \dots + b_m \frac{d^m e(t)}{dt^m}$$

La transformée de Laplace (si les conditions initiales sont nulles)

$$a_n p^n S(p) + \dots + a_2 p^2 S(p) + a_1 p S(p) + a_0 S(p) = b_m p^m E(p) + \dots + b_2 p^2 E(p) + b_1 p E(p) + b_0 E(p)$$

$$(a_n p^n + \dots + a_2 p^2 + a_1 p + a_0) S(p) = (b_m p^m + \dots + b_2 p^2 + b_1 p + b_0) E(p)$$

L'équation de transfert est dite aussi équation d'isomorphe qui est défini par le quotient des grandeurs de sortie et d'entrée :

$$\frac{S(p)}{E(p)} = \frac{b_m p^m + \dots + b_2 p^2 + b_1 p + b_0}{a_n p^n + \dots + a_2 p^2 + a_1 p + a_0} = H(p) = \frac{N(p)}{D(p)}$$

**Remarque :** La fonction de transfert caractérise la dynamique du système. Dans un système physique réel le degré  $n$  de  $D(p)$ , est supérieur au degré  $m$  de  $N(p)$ .

# 5. Fonction de transfert

## 5.2 Equation caractéristique

$$D(p) = a_n p^n + \dots + a_2 p^2 + a_1 p + a_0$$

- Les solutions de l'équation caractéristique  $D(p)=0$  sont appelées les **racines** ou les **pôles** du système.
- Les solutions de l'équation  $N(p)=0$  sont appelées les **zéros** du système.

$$D(p) = 0 \Leftrightarrow a_n p^n + \dots + a_2 p^2 + a_1 p + a_0 = 0$$

$$\Leftrightarrow (p - p_n)(p - p_{n-1}) \dots (p - p_0)$$

$$\Leftrightarrow \prod_{i=0}^n (p - p_i) = 0$$

$$N(p) = 0 \Leftrightarrow b_m p^m + \dots + b_2 p^2 + b_1 p + b_0 = 0$$

$$\Leftrightarrow (p - z_m)(p - z_{m-1}) \dots (p - z_0)$$

$$\Leftrightarrow \prod_{j=0}^m (p - z_j) = 0$$

$$\Rightarrow H(p) = \frac{S(p)}{E(p)} = \frac{\prod_{j=0}^m (p - z_j) = 0}{\prod_{i=0}^n (p - p_i)}$$

# 5. Fonction de transfert

$$H(p) = \frac{S(p)}{E(p)} = \frac{\prod_{j=0}^m (p - z_j)}{\prod_{i=0}^n (p - p_i)} \Rightarrow S(p) = \frac{\prod_{j=0}^m (p - z_j)}{\prod_{i=0}^n (p - p_i)} E(p)$$

En ordonnant les deux polynômes suivant les puissances croissantes de p, on obtient l'écriture suivante, encore appelée **forme canonique de la fonction de transfert** :

$$H(p) = \frac{S(p)}{E(p)} = \frac{K}{p^\alpha} \frac{1 + b_1 p + b_2 p^2 + \dots}{1 + a_1 p + a_2 p^2 + \dots} \quad \alpha : \text{classe du système}$$

**Remarque :**

➤ Les « **pi** » peuvent être des réels ou des complexes ;

➤ Si les « pi » sont réels différents  $\Rightarrow s(t) = \sum_{i=0}^n C_i e^{p_i t} \Rightarrow \lim_{t \rightarrow +\infty} s(t) = \lim_{t \rightarrow +\infty} \sum_{i=0}^n C_i e^{p_i t}$

• Si les  $p_i < 0 \Rightarrow s(t) \rightarrow 0$  si  $t \rightarrow +\infty$  : système **stable**.

• Si les  $p_i > 0 \Rightarrow s(t) \rightarrow +\infty$  si  $t \rightarrow +\infty$  : système **instable**.

## 5.3 Théorème

Un système est dit stable si les parties réelles de ses pôles sont à partie réelle négatives.