

UNIVERSITE 20 Aout 1955 SKIKDA

Master Spécialité : Electrotechque

COURS

Modélisations et simulation des systèmes électrique

CHAPITRE VI ET V :

Généralités sur l'identification

Chapitre 5 : Généralités sur l'identification

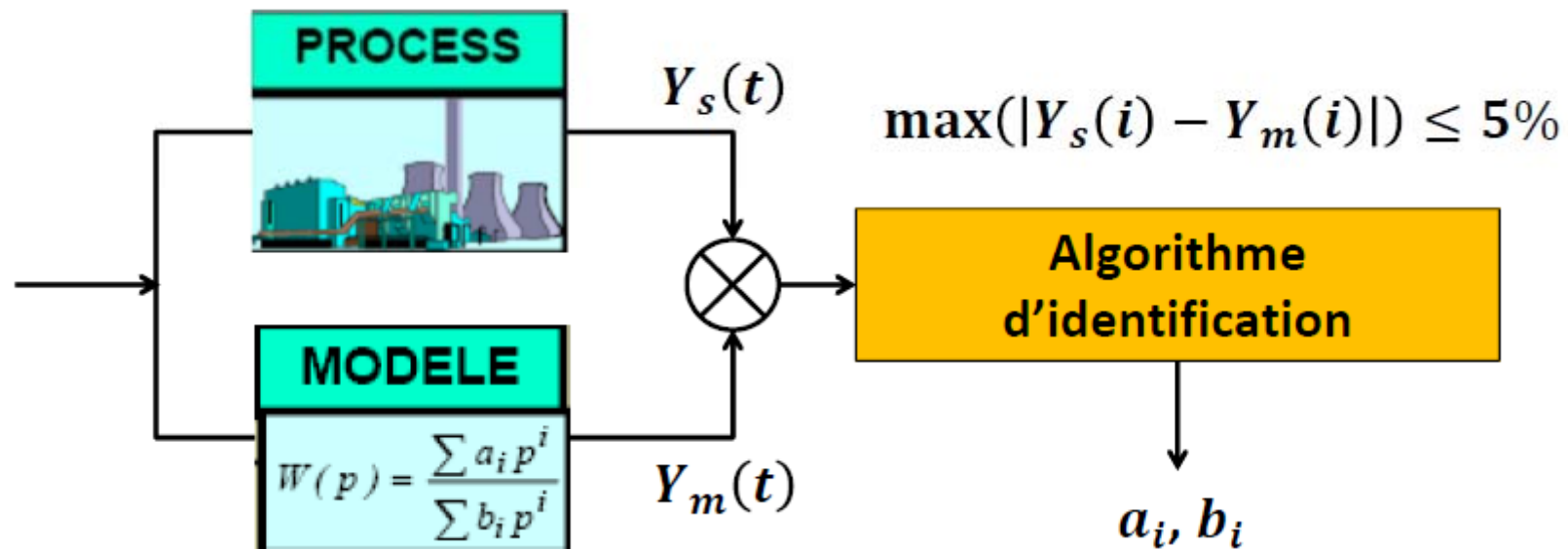
L'identification d'un procédé est définie comme la détermination, basée sur la connaissance des entrées et des sorties du procédé, d'un modèle appartenant à une classe spécifiée, équivalente au procédé [ZADEH, 1962]

L'identification d'un système c'est la détermination de son *modèle mathématique sur la base des observations* expérimentales *entrées-sorties*.

Le traitement mathématique des réponses graphiques du système est appelé **IDENTIFICATION**.

Le modèle obtenu est dit de conduite ou de **représentation**.

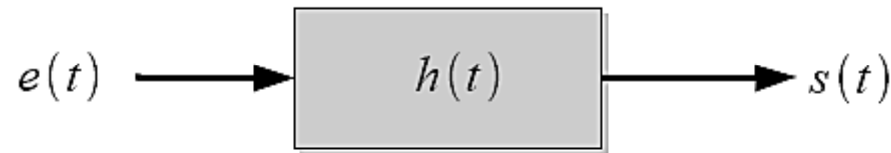
Principe de l'identification



Chapitre 5 : Généralités sur l'identification

– Relation entrée, sortie et système

- La sortie d'un système linéaire est *le produit de convolution* entre le signal d'entrée et la réponse impulsionnelle du système.



$$s(t) = e * h = \int_0^t e(\tau) h(t - \tau) d\tau$$

- La sortie est caractéristique du système pour des signaux élémentaires tels que *l'impulsion de Dirac, l'échelon ou la Rampe*.

Chapitre 5 : Généralités sur l'identification

❖ Relation entrée, sortie et système

Le signal d'excitation le plus courant est l'échelon L'identification se fait donc à partir de ***la réponse indicielle***.

Remarque : on peut passer de la réponse impulsionnelle à la réponse indicielle par ***intégration [numérique] des mesures***

Si le système présente une intégration dans sa fonction de transfert (pôle nul), il suffit de ***dérivée [numériquement] les mesures pour*** obtenir la réponse d'un système équivalent sans intégration.

Chapitre 5 : Généralités sur l'identification

Exemple:

Exemple du circuit du 1er ordre de la forme :

$$L(p) = \frac{1}{1 + \tau p}$$

La réponse impulsionnelle est $S(p) = 1 \times \frac{1}{1 + \tau p}$

$$\text{D'où : } s(t) = \frac{1}{\tau} e^{-t/\tau}$$

L'intégration de la réponse impulsionnelle donne la réponse indicielle :

$$\int s(u) du = \frac{1}{\tau} \left[-\tau e^{-t/\tau} \right] = 1 - e^{-t/\tau}$$

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

□ Les méthodes de bases

Les méthodes de base sont :

- Graphique,
- Broïda,
- Strecj,
- Réponse harmonique
- Etc ...

Ces méthodes renvoient généralement un modèle de ***comportement***.

Pour les systèmes simples, le modèle de comportement correspond au modèle de connaissance.

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

• Identification des procédés industriels

Introduction

- La fonction de transfert réelle d'un procédé industriel est pratiquement impossible à déterminer.
- Il est alors nécessaire d'utiliser un modèle qui soit le plus représentatif possible de ce procédé.
- Identifier un procédé, c'est rechercher à partir d'enregistrements, les paramètres qui caractérisent son modèle.
- Parmi les nombreuses méthodes d'identification existantes, nous utilisons des méthodes simples applicables sans matériel spécial et sans connaissances théoriques particulières.
- On utilise des méthodes d'identification qui permettent de trouver un modèle de comportement traduisant le plus fidèlement le procédé autour d'un point de fonctionnement.
- La connaissance des paramètres caractéristiques d'un procédé peut-être utile en particulier dans les domaines suivants:
 - ❑ Réglage des actions dans les boucles de régulation ;
 - ❑ Choix des modes de régulation,
 - ❑ Modélisation des procédés pour des correcteurs numériques, afin de réaliser des régulations par modèle interne .

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

Paramètres caractéristiques de la réponse d'un procédé:

La connaissance des paramètres caractéristiques d'un procédé aide à la mise au point de la boucle de régulation.

Caractéristiques statiques d'un procédé

La caractéristique statique est la courbe représentative de la grandeur de sortie S en fonction de la grandeur d'entrée E : $S = f(E)$.

Remarque :

Pour tracer cette courbe on prend en compte les valeurs de la sortie, en régime stable, en fonction du signal de commande.

□ *Gain statique Si le système est naturellement stable, le gain statique G est le rapport entre la variation de la grandeur d'e sortie ΔS et la variation de la grandeur d'entrée ΔE .*

$$G = \Delta S / \Delta E$$

□ *Erreur statique*

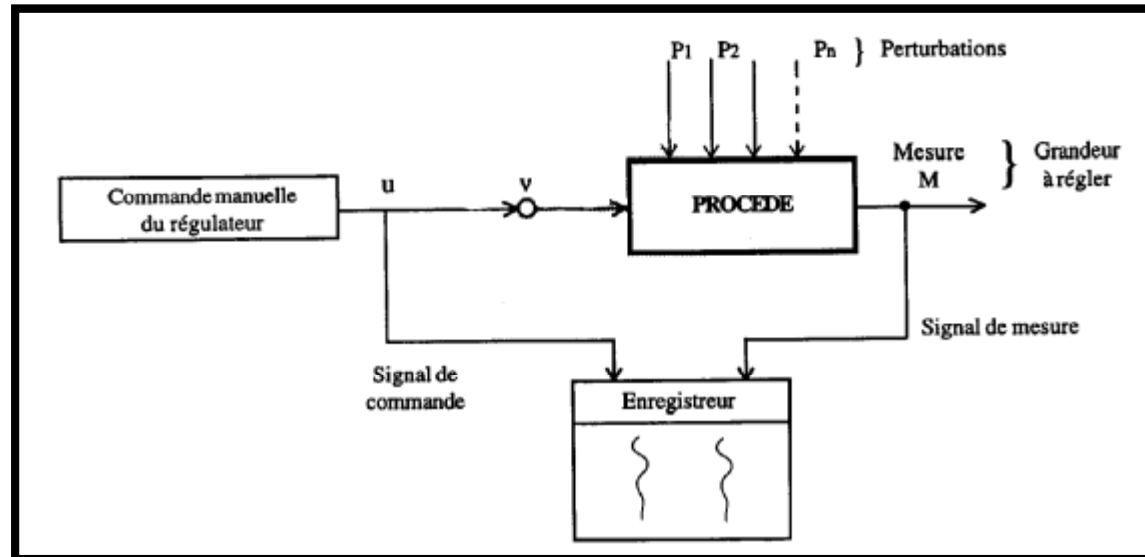
Si le système est stable, l'erreur statique E est la différence entre la consigne W et la mesure de la valeur réglée X .

$$E = W - X$$

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

- Méthode d'identification en boucle ouverte

Mode opératoire :



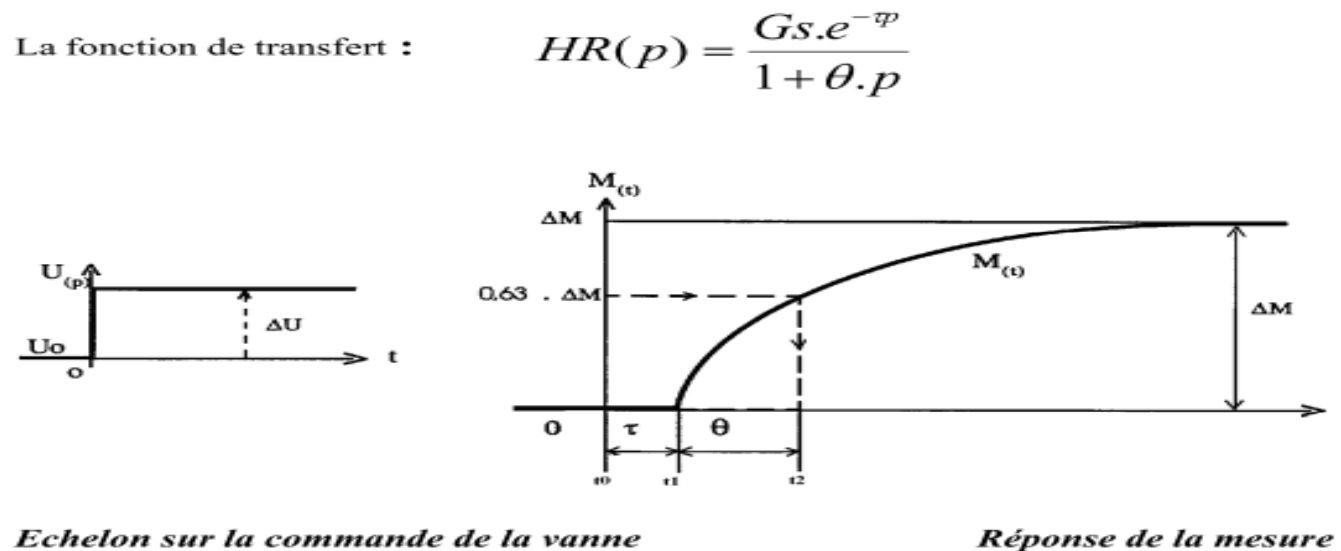
Stabiliser la mesure $M(t)$ au point de fonctionnement choisi ou aux conditions moyennes. Le système pouvant présenter des non-linéarités (voir courbes d'essais statiques), il est important d'analyser au point de fonctionnement futur.

- ☐ Régulateur en manuel >>>>>>>> boucle ouverte.
- ☐ Faire un échelon ΔU à l'aide de la commande manuelle sur le signal.
- ☐ Exploitation graphique de l'enregistrement du signal de mesure $M(t)$.

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

Procédés naturellement stable : Types de réponses :

Procédé à dominante du premier ordre avec retard :



A partir des constructions fournies, on calcule :

- Le gain statique : $G_s = \Delta M / \Delta U$;
- Le retard : $\tau = t_1 - t_0$;
- La constante de temps : $\theta = t_2 - t_1$.

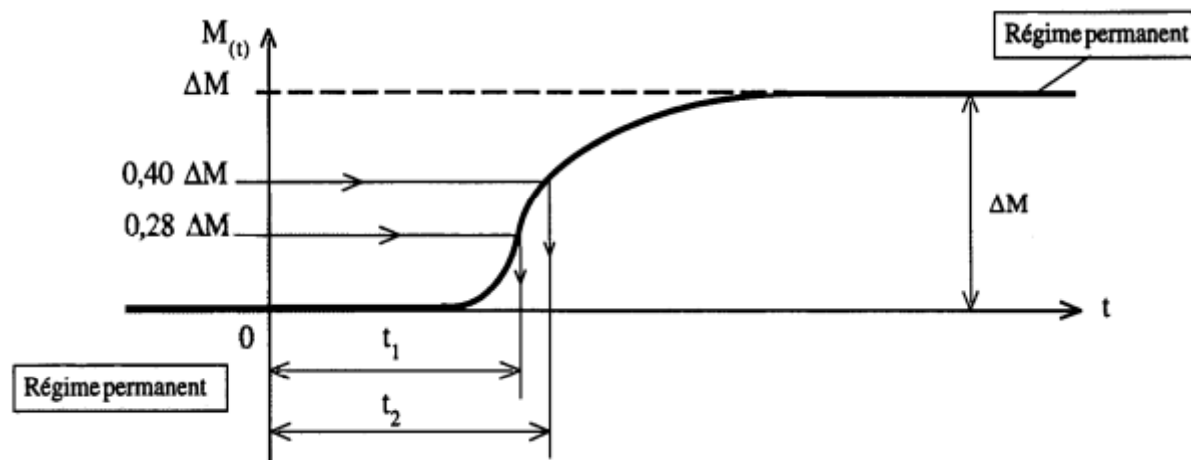
Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

Procédé du nième ordre avec retard :

La figure suivante montre la construction graphique à réaliser, cette construction est basée sur la méthode mise au point par V.BROIDA : recherche des temps t_1 et t_2 correspondants à 28% et 40% de la variation ΔM .

$$HR(p) = \frac{Gs.e^{-\tau p}}{(1 + \theta_1.p)(1 + \theta_2.p) \dots (1 + \theta_n.p)} = \frac{Gs.e^{-\tau p}}{(1 + \theta.p)}$$

Allure générale du signal de mesure



Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

- Le problème d'identification consistera donc à déterminer les paramètres suivants
- Θ : Constante du temps (sec.) , τ : Temps de retard pur (sec.)
- Afin de déterminer des valeurs de ces paramètres, Broïda fait correspondre la réponse indicielle à identifier et la fonction de transfert du 1^{er} ordre affectée d'un retard en deux points t_1 et t_2 'ordonnées correspondant à 28% et 40% de la valeur finale de la sortie du système.

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

$$M(t) = \Delta M \cdot (1 - e^{-\frac{t-\tau}{\theta}})$$

Il suit de cette hypothèse, les systèmes d'équation suivants :

$$1 - e^{-\frac{t1-\tau}{\theta}} = 0.28 \Rightarrow e^{-\frac{t1-\tau}{\theta}} = 1 - 0.28 = 0.72 \Rightarrow e^{-\frac{t1}{\theta}} \cdot e^{\frac{\tau}{\theta}} = 0.72$$

$$1 - e^{-\frac{t2-\tau}{\theta}} = 0.40 \Rightarrow e^{-\frac{t2-\tau}{\theta}} = 1 - 0.4 = 0.6 \Rightarrow e^{-\frac{t2}{\theta}} \cdot e^{\frac{\tau}{\theta}} = 0.6$$

D'où

$$\frac{e^{-\frac{t1}{\theta}} \cdot e^{\frac{\tau}{\theta}}}{e^{-\frac{t2}{\theta}} \cdot e^{\frac{\tau}{\theta}}} = \frac{0.72}{0.6} = 1.2 \Rightarrow \frac{e^{-\frac{t1}{\theta}}}{e^{-\frac{t2}{\theta}}} = e^{-\frac{(t1-t2)}{\theta}} = 1.2 \Rightarrow \theta = \frac{(t2-t1)}{\ln(1.2)} = 5.5 \cdot (t2-t1)$$

De même

$$1 - e^{-\frac{t1-\tau}{\theta}} = 0.28 \Rightarrow e^{-\frac{t1-\tau}{\theta}} = 1 - 0.28 = 0.72 \Rightarrow e^{-\frac{t1}{\theta}} \cdot e^{\frac{\tau}{\theta}} = 0.72$$

$$\Rightarrow e^{\frac{\tau}{\theta}} = \frac{0.72}{e^{-\frac{t1}{\theta}}} = \frac{0.72}{e^{5.5(t1-t2)}} \Rightarrow$$

$$\frac{\tau}{\theta} = \ln(0.72) - \frac{t1}{5.5(t1-t2)} = -0.328 - \frac{t1}{5.5(t1-t2)} \Rightarrow$$

$$\tau = -0.328 \cdot 5.5 \cdot (t2-t1) + t1 = -1.8 \cdot (t2-t1) + t1 = 2.8 \cdot t1 - 1.8 \cdot t2$$

Donc $\tau = 2.8t1 - 1.8t2$

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

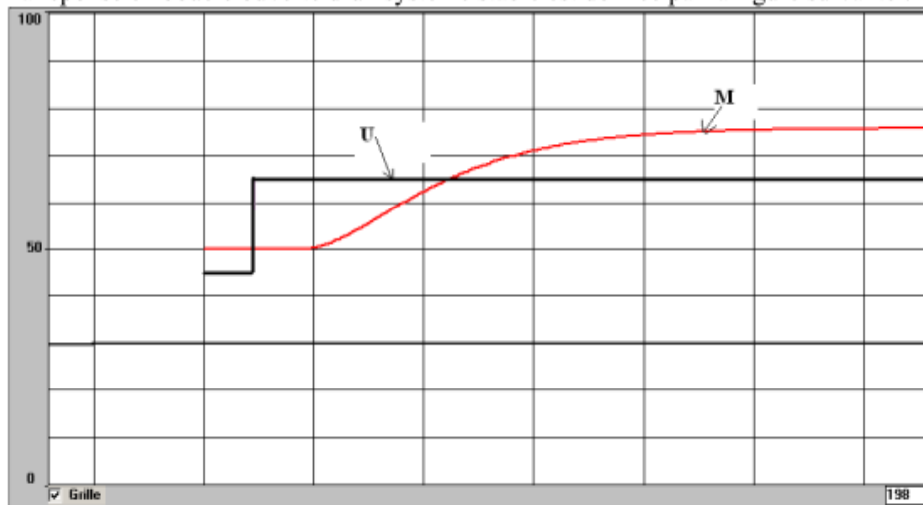
- Calcul des paramètres du modèle :

- Constante de temps
- Temps mort
- Gain statique

$\theta = 5,5 (t_2 - t_1)$
$\tau = 2,8 t_1 - 1,8 t_2$
$G_s = \frac{\Delta M}{\Delta U}$

Exemple :

La réponse en boucle ouverte d'un système stable est donnée par la figure suivante :



En régime permanent :

$\Delta U = 20\%$; $\Delta M = 26\%$ d'où $G_s = 26/20 = 1.3$
 A 28% de ΔM (7.28 %) correspond $t_1 = 50$ s
 A 40% de ΔM (10.4 %) correspond $t_2 = 56$ s

Les calculs de θ et τ donnent alors :

$$\theta = 5.5(t_2 - t_1) = 5.5 \cdot 6 = 33 \text{ s}$$

$$\tau = 2.8 \cdot t_1 - 1.8 \cdot t_2 = 39.2 \text{ s}$$

La fonction de transfert du procédé est :

$$HR(p) = \frac{1.3 \cdot e^{-39.2p}}{(1 + 33 \cdot p)}$$

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

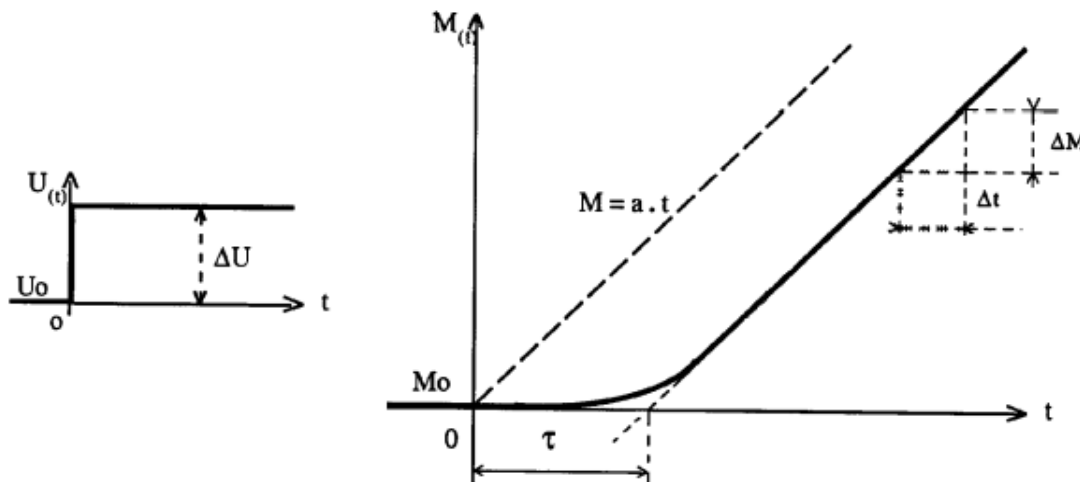
Procédés naturellement instables:

Quelle que soit la méthode employée, les paramètres du modèle du procédé à identifier sont ceux d'un intégrateur pur avec retard : k et τ .

La fonction de transfert de ce modèle est la suivante :

$$HR(p) = \frac{k.e^{-\tau p}}{p.(1 + \theta_1.p)(1 + \theta_2.p).....(1 + \theta_n.p)} = \frac{k.e^{-\tau p}}{p}$$

Le temps mort du modèle est déterminé graphiquement



Coefficient d'intégration du procédé : $k = \Delta M\% / (\Delta U\% \cdot \Delta t)$

Remarque :

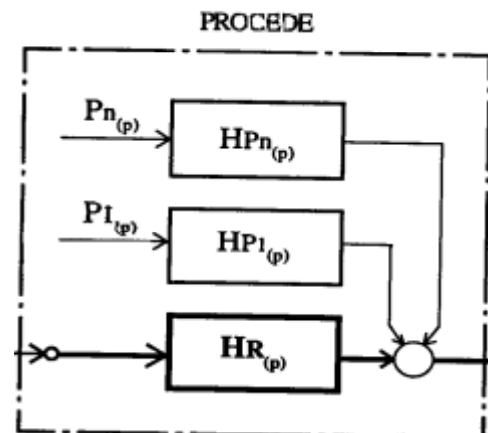
- Cette méthode d'identification en boucle ouverte doit être utilisée avec précautions, compte-tenu du caractère instable du procédé.
- Pour restabiliser le procédé, passer le régulateur en automatique et en proportionnelle seule, avec un gain assurant la stabilité.

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

- **Méthode d'identification en boucle fermée**

Procédés naturellement stables

Soit à identifier un système constitué par plusieurs éléments et dont le schéma fonctionnel est



Principe de la méthode:

Procèdent avec identification paramétrique en choisissant à priori un modèle et on cherche par cette méthode, les paramètres de la fonction de transfert du modèle.

Chapitre 6 : Méthodes d'identification graphiques

- **Modèle recherché :**

On approximera le procédé à une fonction de transfert du premier ordre avec retard.

$$H (P) = \frac{G_s \cdot e^{-\tau P}}{1 + TP}$$

Donc , on doit déterminer:

- G_s:** le Gain de boucle critique
- T:** la Constante du temps
- τ:** le retard

- **Mode opératoire :**

La méthode d'identification en boucle fermée nécessite deux essais :

-Premier essai :

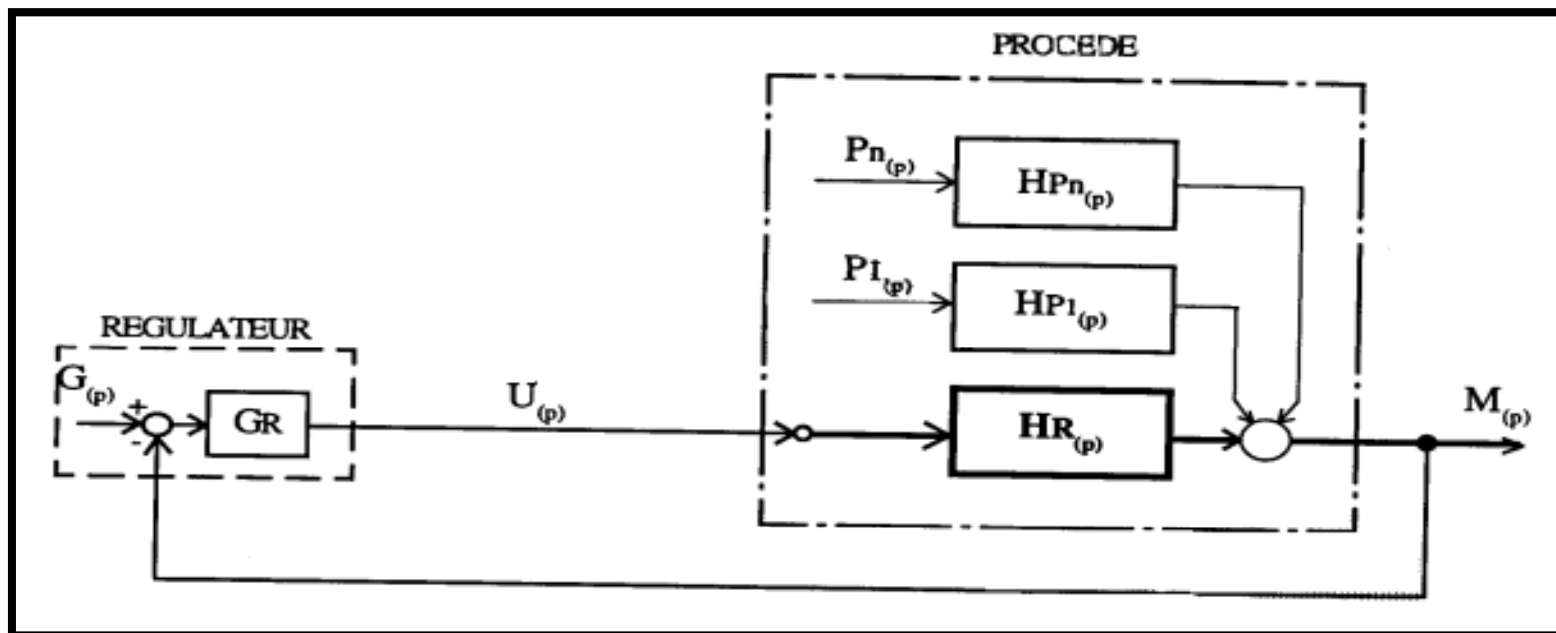
Recherche du gain statique: G_s

-Deuxième essai :

Recherche des paramètres dynamiques: T et τ

• Mode opératoire :

- *On réalise d'abord le circuit bouclé suivant:*
Où, G_r : régulateur



• Mode opératoire :

Premier essai : Recherche du gain statique G_s

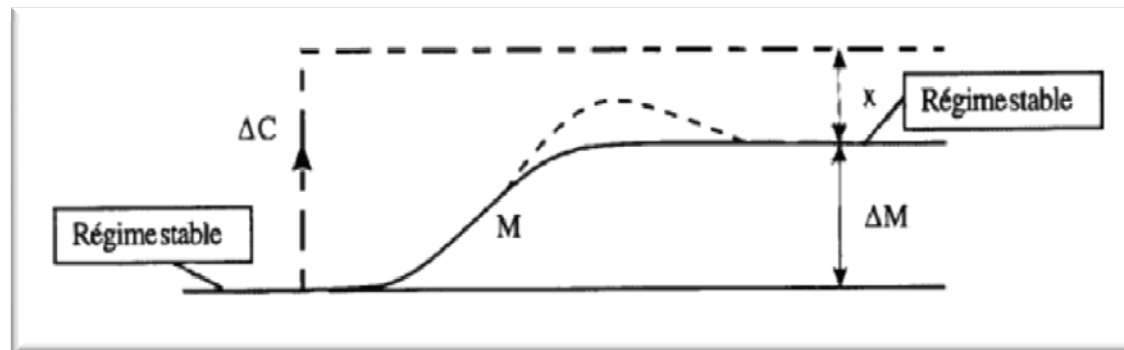
Se placer au point de fonctionnement et stabiliser la mesure.

Egaler la consigne à la mesure ($C = M$)

➤ Le régulateur en automatique et en action proportionnelle seule

➤ Faire un échelon sur la consigne : ΔC

➤ Relever la variation de mesure ΔM et l'écart x ($x = C - M$)



❖ Calculer le gain statique G_s .

$$G_s = \frac{\Delta M}{x \cdot GR}$$

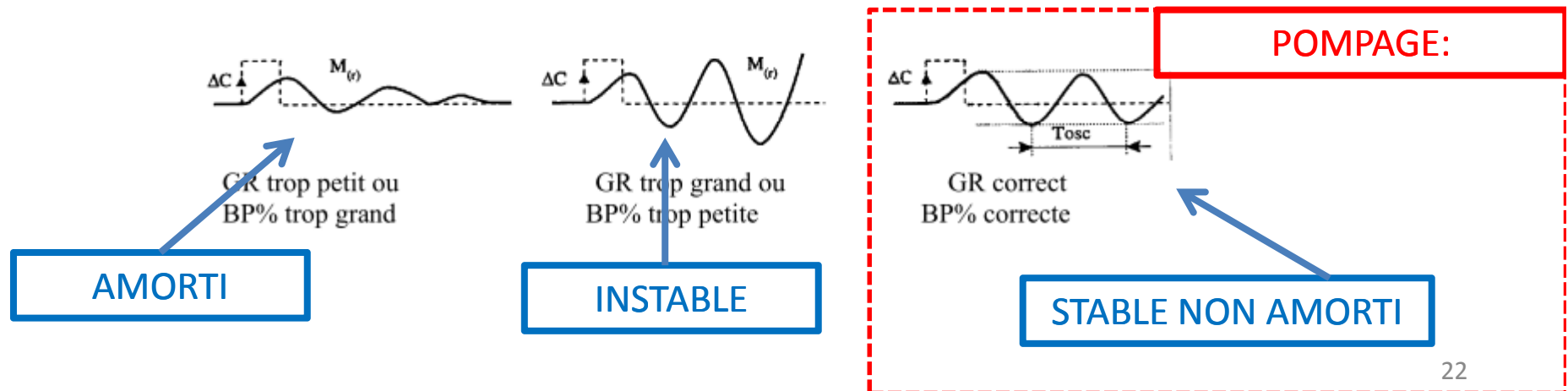
Mode opératoire :

-Deuxième essai

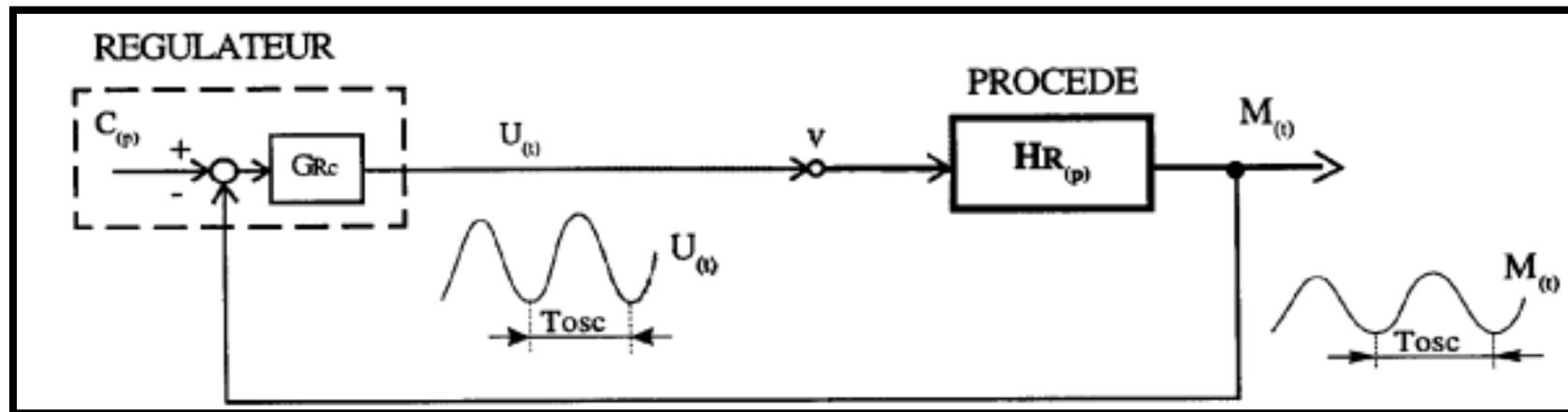
Rechercher des paramètres dynamiques: T et τ

Au point de fonctionnement

- Régulateur en automatique et en action proportionnelle seule.
- Augmenter progressivement le gain du régulateur en faisant de petits échelons sur la consigne jusqu'à l'obtention du « pompage » régulier de la mesure.



- **Mode opératoire : Deuxième essai**



Relever les valeurs qui occasionne le pompage :

- Du gain critique du régulateur (**GRC**)
- Et, la période des oscillations (**Tosc**)

• Mode opératoire : Deuxième essai

Calculer le Gain de boucle critique GBc

$$GBc = GRc.Gs$$

- *Constante de temps du modèle T*

$$T = \frac{Tosc}{2.\pi} \sqrt{GBc^2 - 1}$$

- *Temps mort ou retard du modèle τ*

$$\tau = \frac{Tosc}{2.\pi} \cdot \left(1 - \frac{\arctan g(\sqrt{GBc^2 - 1})}{\pi}\right) \quad \text{Si arc tg est exprimé en radians}$$

$$\tau = \frac{Tosc}{2.\pi} \cdot \left(1 - \frac{\arctan g(\sqrt{GBc^2 - 1})}{180}\right) \quad \text{Si arc tg est exprimé en degrés}$$

$$\text{Si } GBc \gg 1, \text{ on peut appliquer } \tau = \frac{Tosc}{4}$$

- **Méthode d'identification en boucle fermée**

Procédés naturellement *Instables*

- **Modèle recherché :**

On approximera le procédé à une fonction de transfert intégrateur pur avec retard.

$$H (P) = \frac{k . e^{-\tau P}}{P}$$

- **Méthode d'identification en boucle fermée**

Procédés naturellement *Instables*

- **Mode opératoire :**

Se placer au point de fonctionnement

- Le régulateur en automatique et en action proportionnelle seule
- Augmenter progressivement le gain du régulateur en faisant de petits échelons sur la consigne jusqu'à l'obtention du pompage régulier de la mesure.
- Relever la valeur du gain critique du régulateur (G_{Rc}) qui occasionne le pompage et la période des oscillations (T_{osc}) de la mesure $M(t)$.

Calculer les paramètres k et τ du modèle

Coefficient d'intégration k

$$k = \frac{2.\pi}{Tosc.GRc}$$

Temps mort ou retard du modèle τ

$$\tau = \frac{Tosc}{4}$$

Méthode de Strejc

Cette méthode peut s'appliquer aux systèmes dont la réponse indicielle ne présente pas de dépassement. On identifie à une fonction de la forme :

$$H(p) = \frac{K e^{-Tp}}{(1 - \tau p)^n}$$

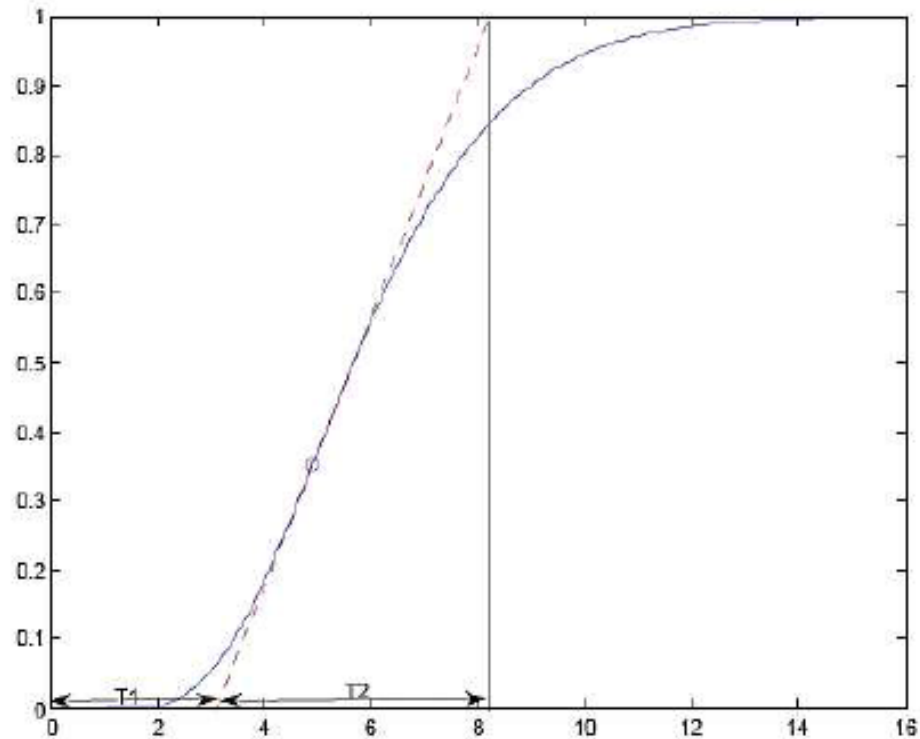
Les paramètres à identifier sont donc :

1. le gain statique K ,
2. le retard T ,
3. la constante de temps τ
4. et l'ordre n .

Méthode de Strejc

- Le gain statique est mesuré directement par la valeur finale de la sortie. Celle-ci vaut $K.E_0$ où E_0 est l'amplitude de l'échelon d'entrée.
- On trace la tangente au point d'inflexion I pour déterminer deux valeurs : $T1$ et $T2$.
- Relever $T1$ et $T2$ en déduire l'ordre n en utilisant le tableau 1. Entre deux lignes du tableau, on choisit la valeur de n la plus petite.
- Déterminer la constante de temps à partir de $T2/\tau$ du tableau.
- Déterminer le retard T quand il existe à partir de la différence entre la valeur de $T1$ mesurée et celle donnée par la colonne $\frac{T1}{\tau}$ du tableau.

Méthode de Strejc



n	$\frac{T_1}{\tau}$	$\frac{T_2}{\tau}$	$\frac{T_1}{T_2}$
1	0	1	0
2	0,28	2,72	0,1
3	0,8	3,7	0,22
4	1,42	4,46	0,32
5	2,10	5,12	0,41
6	2,81	5,70	0,49

Tableau 1