

TP 30: Systèmes bouclés (Oscillateurs exclus)

Bibli:

- Dupuit Elec
- Krob
- Précis électronique

Intro: À travers ce montage, nous allons étudier 2 systèmes asservis: d'abord un premier temps l'AO qui sera étudié en amplificateur inverseur; puis l'asservissement en position d'un moteur. Des asservissements sont des systèmes bouclés (à contre réaction) de lesquels on compare la valeur $x_{\text{sortie}}(t)$ à une valeur désirée $x_{\text{désirée}}(t)$.

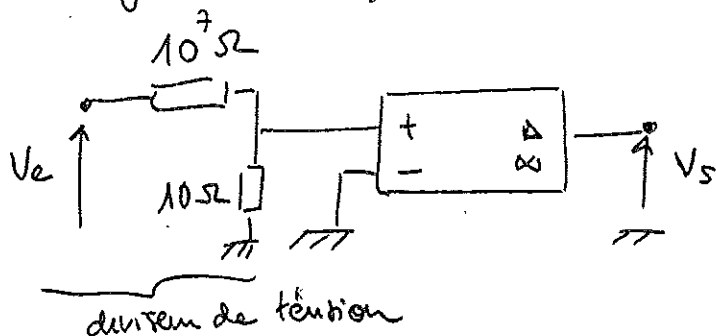
Nous étudierons la fonction de transfert de ces 2 systèmes afin de montrer l'incidence de la boucle.

I) L'amplificateur Opérationnel

1) En boucle ouverte:

L'ampli op est un amplificateur différentiel (il amplifie $\varepsilon = V_+ - V_-$).

• mesure du gain statique μ_0 en boucle ouverte:



! régler l'offset avant la manip!

on envoie V_e , tension continue, de 1V.

on mesure à l'oscillo: $V_s = \quad \pm \quad V$

d'où le gain de l'AO en boucle ouverte:

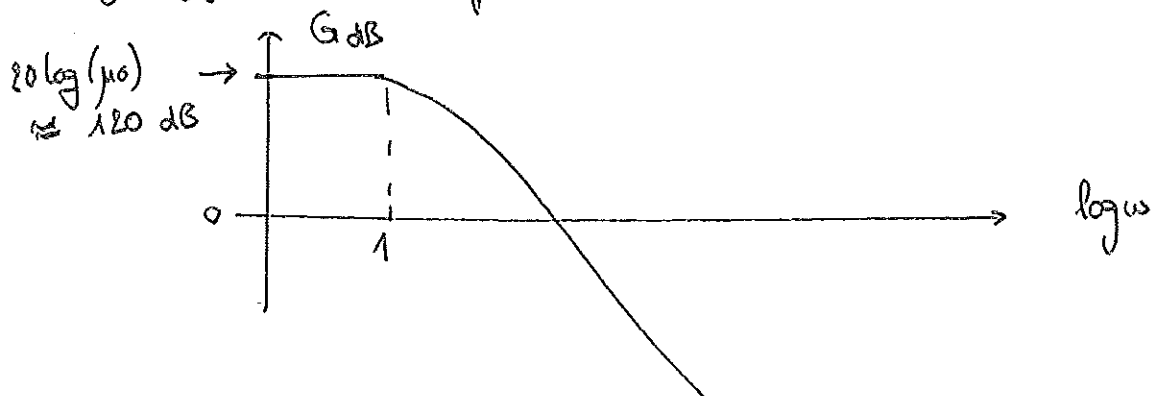
$$\left| \mu_o = \frac{V_s}{V_e} \times 10^6 = \right.$$

• mesure de la bande passante de l'AO:

la mesure point par point (tracé des diagrammes de Bode) est quasi impossible du fait de la valeur trop élevée de μ_o (le moindre μV est amplifié $\rightarrow$ trop de bruit).

On utilise l'analyseur de spectre pour tracer le diagramme de Bode.

on obtient le diagramme suivant:



On mesure approximativement la bande passante de l'AO en boucle ouverte $\sim$ dizaines de Hertz.

$$\text{on trouve: } \left| \omega_o \approx \text{Hz} \right.$$

on trouve un produit "gain $\times$ bande passante":

$$\left| \mu_o \omega_o \approx \text{(Hz)} \right.$$

2) Etude d'un A.O. bouclé: l'amplificateur non-inverseur:

Il s'agit d'un exemple typique de système électronique avec une boucle fermée:

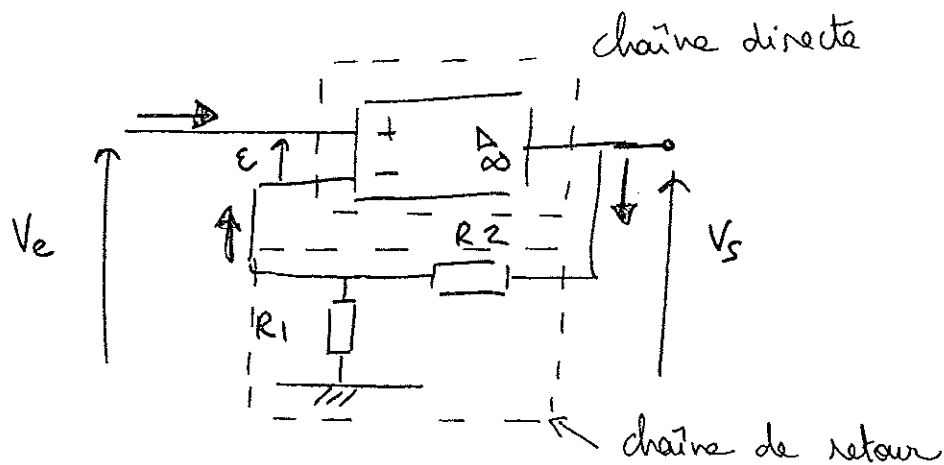
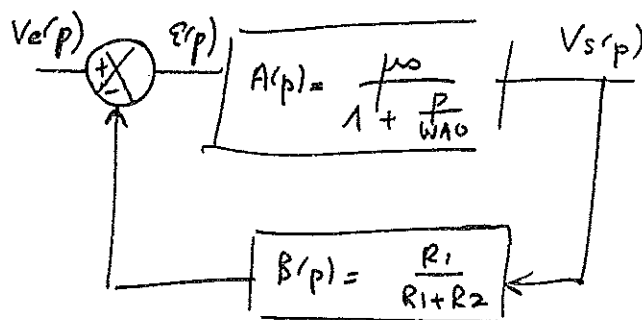


schéma bloc équivalent: $\varepsilon(p) = V_e(p) - \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_s(p)$

avec $V_s(p) = \frac{\mu_0}{1 + p/\omega_{AO}} \varepsilon(p)$



$A(p)$: amplification
chaîne directe
 $B(p)$: " chaîne
de retour

$$H(p) = \frac{A}{1 + AB} = \frac{H_0}{1 + j \frac{\omega}{\omega_0}} \quad \text{avec} \quad \left\{ \begin{array}{l} H_0 = \frac{\mu_0}{1 + \frac{\mu_0 R_1}{R_1 + R_2}} \left(\approx \frac{R_1 + R_2}{R_1} \right) \\ \omega_0 = \omega_{AO} \left(1 + \frac{\mu_0 R_1}{R_1 + R_2} \right) \end{array} \right.$$

mesure de H_0 : on prend $\left(\begin{array}{l} R_2 = 1 \text{ k}\Omega \text{ et } R_1 = 10 \Omega \\ V_e = 100 \text{ mV} \end{array} \right.$

$$\Rightarrow \frac{R_1 + R_2}{R_1} = \frac{1010}{10} = 101$$

on mesure $V_s = \pm V \rightarrow H_0 =$

• mesure de la bande passante ω_0 :

on trace le diagramme de Bode point par point. Il faut envoyer un signal _{sinusoidal} d'amplitude 100 mV ($\Delta H_0 \times V_e < 15V$) et

on balaye en fréquence entre 1 Hz et 10 MHz.

le critère à -3dB donne:

$$\omega_0 = \pm \text{ Hz}$$

$$\text{or: } H_0 \omega_0 = \frac{\mu_0}{1 + \mu_0 \frac{R_1}{R_1 + R_2}} \times \omega_{AO} \left(1 + \mu_0 \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right) = \mu_0 \omega_{AO}$$

des mesures doivent redonner un produit $H_0 \omega_0$ égal à $\mu_0 \omega_{AO}$.

→ en vérifie ...

cd: l'introduction d'une contre-réaction permet d'augmenter la bande passante du système (mais au détriment du gain).

• effet sur le temps de réponse:

les temps de réponse à 5% du système bouclé et de chaîne directe sont respectivement de:

$$t_{BF} = \frac{3}{\omega_0} =$$

$$t_{AO} = \frac{3}{\omega_{AO}} =$$

$$\Rightarrow \frac{t_{BF}}{t_{AO}} =$$

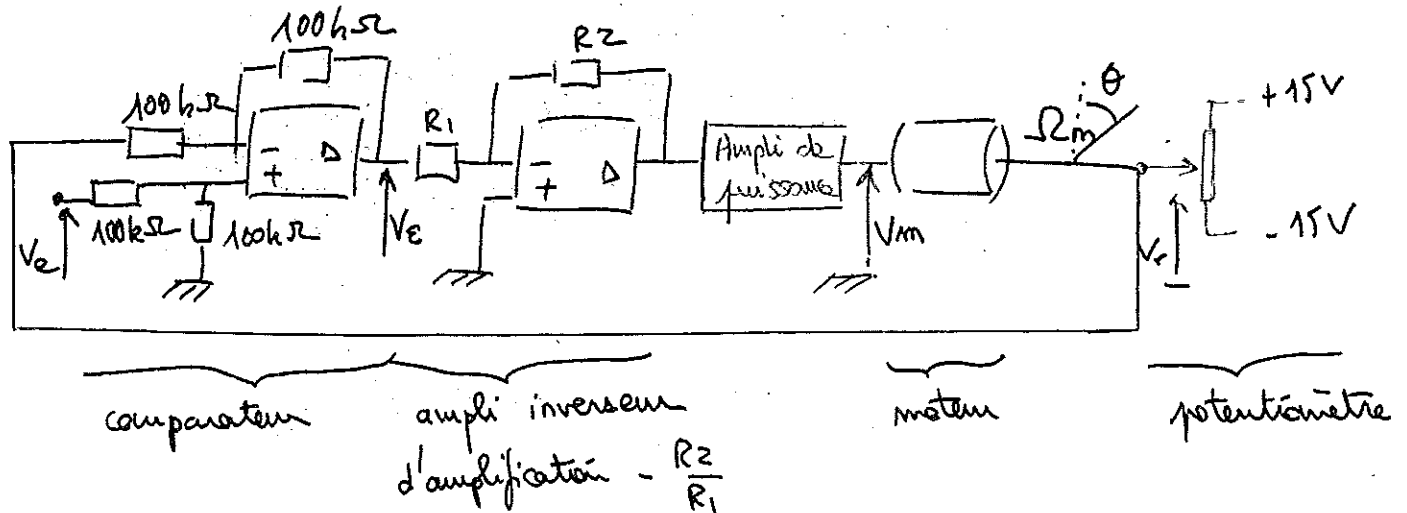
→ la réaction a permis de réduire le temps de réponse.

$$\left(\text{à comparer à } \frac{t_{BF}}{t_{AO}} = \frac{\frac{3}{\omega_0}}{\frac{3}{\omega_{AO}}} = \frac{1}{1 + \mu_0 \frac{R_2}{R_1 + R_2}} \right)$$

II) Asservissement en position d'un moteur

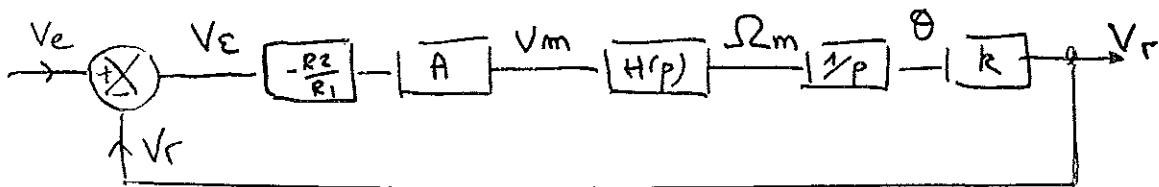
1°) Présentation du dispositif

Le schéma pratique de l'asservissement de position est le suivant:



Le potentiomètre délivre une tension V_r , proportionnelle à la position angulaire du moteur ($V_r = k\theta$), qui est réinjectée à l'entrée du montage pour être comparée à V_e .

Cet asservissement est représenté par le schéma bloc suivant:



où: $V_E = V_e - V_r$

• A est l'amplification de l'ampli de puissance

• V_m la tension appliquée au moteur

Pour trouver $H(p)$, il faut écrire les équations électriques et mécaniques du moteur:

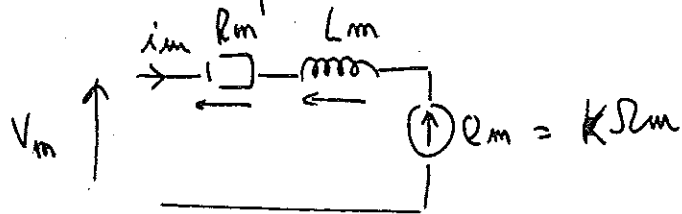
$$TDC: J \ddot{\theta} = C_m - \cancel{C_f} - a \Omega_m$$

$\uparrow$ moment d'inertie moteur + charge $\uparrow$ couple moteur $\uparrow$ frottement solide $\uparrow$ frottement fluide

négligé

avec $C_m = k \cdot i_m$

modélisation électrique du moteur



$$V_m = R_m i_m + K \Omega_m + L_m \frac{di_m}{dt}$$

les caractéristiques du moteur sont: $R_m \approx 10 \Omega$ (mesurée avec un multimètre)

$L_m \approx 3,5 \text{ mH}$ (avec un inductance mètre à 1000 Hz)

$$\Rightarrow \tau_m = \frac{L_m}{R_m} \approx 0,35 \text{ ms} \ll \text{temps caractéristiques du moteur}$$

$\rightarrow L_m$ négligée ds la suite

les équations précédentes s'écrivent (en transformée de Laplace):

$$\begin{cases} p J \Omega_m = K i_m - a \Omega_m \\ V_m = R_m i_m + K \Omega_m \end{cases}$$

$$\text{d'où } H_m(p) = \frac{\Omega_m}{V_m} = \frac{K}{J R_m} \cdot \frac{1}{p + \frac{1}{J} \left(a + \frac{K^2}{R_m} \right)} = \frac{A_m}{1 + \tau_m p}$$

Le moteur est câblé, on vérifie qu'il est asservi.

2°) Etude harmonique:

On détermine le module de la transmittance en régime sinusoïdal.

On utilise un GBF qui fournit V_e (on fait varier la fréquence entre 4 Hz et 30 Hz). On mesure à chaque fois V_r .

la fonction de transfert en boucle fermée s'écrit:

$$H(p) = \frac{V_r}{V_r + V_e} = \frac{\omega_o^2}{p^2 + 2\zeta\omega_o p + \omega_o^2}$$

sous la forme standard.

$p = j\omega$ en régime sinusoïdal

$$\rightarrow |H(j\omega)| = \left[\frac{\omega_o^2}{(\omega_o^2 - \omega^2)^2 + (2\zeta\omega\omega_o)^2} \right]^{\frac{1}{2}}$$

avec $\omega_0 = \sqrt{\frac{KA}{R_m J}}$ ou $A = \frac{R_2}{R_1}$

et $m = \frac{a R_m + K^2}{2 \sqrt{KAJ R_m}}$ facteur d'amortissement.

La résonance a lieu pour $\omega_r = \omega_0 \sqrt{1 - 2m^2}$

→ on la mesure $\omega_r = \pm \text{Hz}$

et $|H|(\omega_r) = \frac{\omega_0^2}{((\omega_r - \omega_0)^2 + (2m\omega_0\omega_r)^2)^{\frac{1}{2}}} = \frac{1}{2m\sqrt{1-m^2}}$

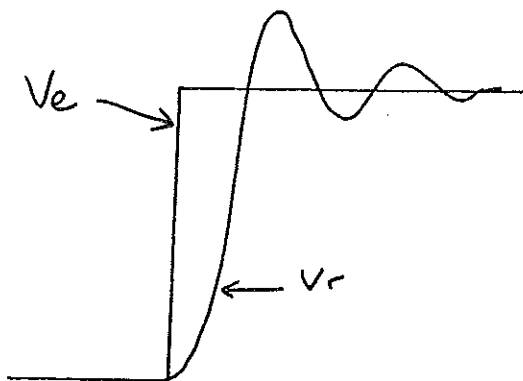
on mesure le max de $|H|$.

$|H|_{\max} = \pm$

d'où $m =$

3) Réponse indicielle :

Pour caractériser cet asservissement, on étudie sa réponse à un échelon de tension :



on applique un
réseau ($f \sim 5 \text{ Hz}$)
amplitude 200 mV_{pp}

Différents temps caractéristiques peuvent être mesurés :

• le temps de montée : (t_m) c'est le temps nécessaire pour que le signal passe de 10% à 90% de sa valeur finale. t_m est mesuré

à l'oscillo :

$t_m = \pm \text{ms}$

- la pseudo-période T_{ps} :

$$T_{ps} = \pm \text{ ms}$$

or $T_{ps} = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1-m^2}}$ $\rightarrow$ $T_{ps} =$
 avec les
 valeurs de ω_0 et m
 trouvées précédemment.

- le temps de réponse à 5% : c'est le temps nécessaire pour que la réponse ne diffère pas de plus de 5% de la valeur finale.

à l'oscillo : $t_r = \pm \text{ ms}$

- le dépassement : la réponse à un échelon de tension est caractérisée par des dépassements. Le premier est donné théoriquement par :

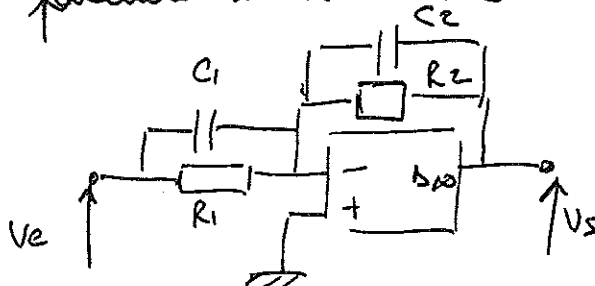
$$D_1 = e^{-\frac{\pi m}{\sqrt{1-m^2}}}$$

mesure à l'oscillo : $D_1 = \pm \text{ mV}$

on déduit $m^2 = \frac{\ln^2 D_1}{\pi^2 + \ln^2 D_1} =$ $\Rightarrow m =$

4) Correction:

On introduit ds la chaîne directe un correcteur ; celui-ci est facile à réaliser : il suffit de modifier l'ampli. inverseur en disposant en parallèle sur R_1 et R_2 des condensateurs C_1 et C_2 :



on prend $C_1 = 0,7 \mu F$ et $C_2 = 0,1 \mu F$

Nouveau dépassement: $D_1 = \pm \text{ mV}$
 $\Rightarrow m' = > m$

l'amélioration est évidente au niveau des temps de réponse et de montée (s'il reste du temps, les mesures...)

cd: pour l'AO, le bouclage permet d'augmenter la bande passante tout en diminuant le gain $\rightarrow$ on évite ainsi les saturations

pour le moteur, exemple de syst. asservi en mécanique, le bouclage permet l'asservissement de la position du moteur; un asservissement en vitesse est aussi possible...

