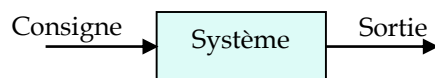


SYSTEMES ASSERVIS

Généralités

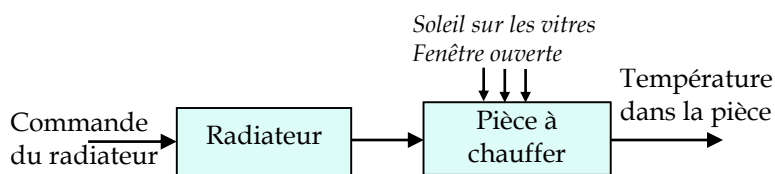
1. Commande en boucle ouverte

Un système est en boucle ouverte lorsque la commande est élaborée indépendamment de la sortie. Si un évènement vient perturber la sortie, le système n'aura pas conscience de cette perturbation : la sortie s'écartera alors de la sortie souhaitée (consigne)



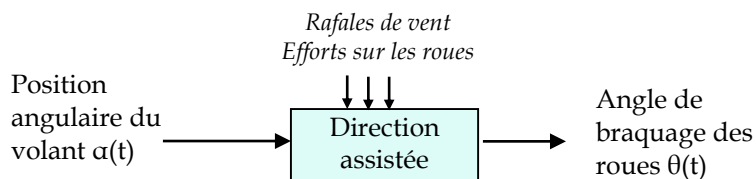
Exemple 1 : commande de la température d'une salle

Si le soleil franchit les vitres ou si une fenêtre s'ouvre, la température atteinte sera différente de la consigne



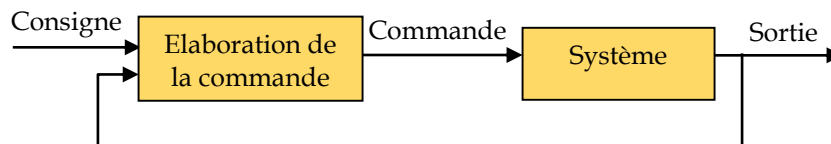
Exemple 2 : direction assistée de véhicule automobile

Lors de rafales de vent ou d'efforts intempestifs sur les roues, l'angle de braquage souhaité ne sera pas obtenu



2. Commande en boucle fermée

En boucle fermée, le système compare en permanence la sortie à la consigne afin de s'autocorriger en cas de perturbations



3. Système bouclé

Un système bouclé a donc un dispositif de retour permettant de compenser le manque de fidélité d'un système physique. Un système bouclé peut fonctionner en régulation ou en asservissement

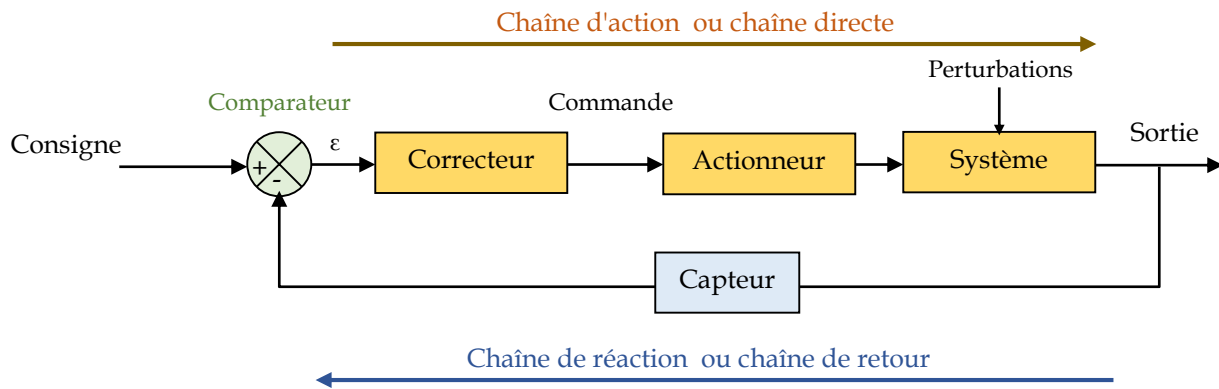
- On parle de **régulation** lorsque la consigne est constante et que le système doit maintenir une sortie constante quelque soient les perturbations.

Exemples : régulation de la vitesse d'un véhicule, de la température d'un local

- On parle d'**asservissement** lorsque la consigne varie avec le temps. Le système doit ajuster en permanence la sortie au signal d'entrée.

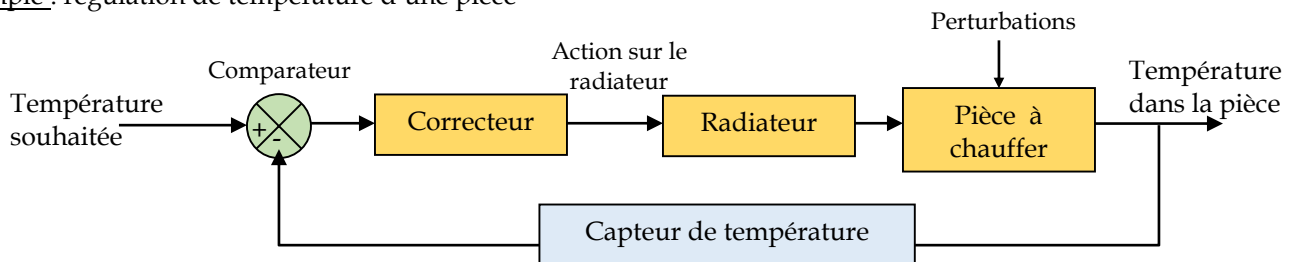
Exemples : asservissement de position d'un radar de poursuite, suivi de trajectoire d'un missile

Le schéma bloc d'un asservissement est le suivant :

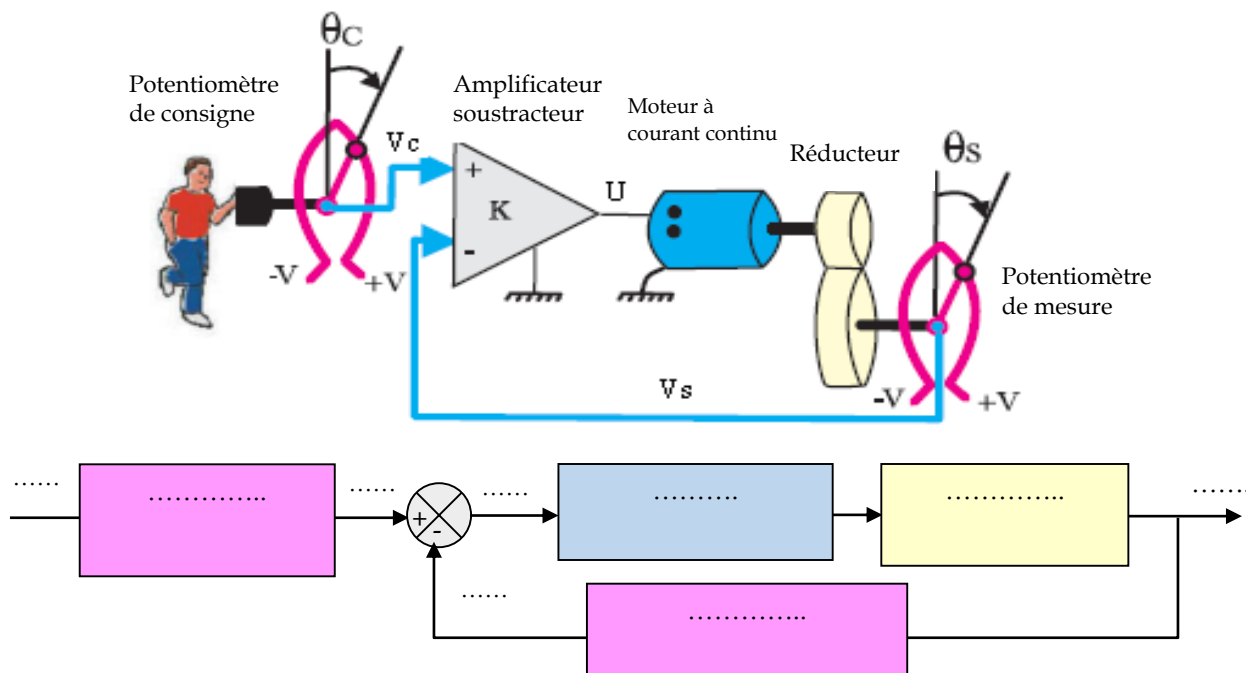


Le comparateur calcule l'écart entre la consigne et la sortie. A partir de l'écart ϵ constaté le correcteur élabore un signal de commande ϵ (écart ou erreur) caractérise la qualité de l'asservissement. Le but de l'asservissement est d'annuler en permanence cet écart, de manière à ce que la sortie suive l'entrée. La sortie est alors asservie à l'entrée.

Exemple : régulation de température d'une pièce



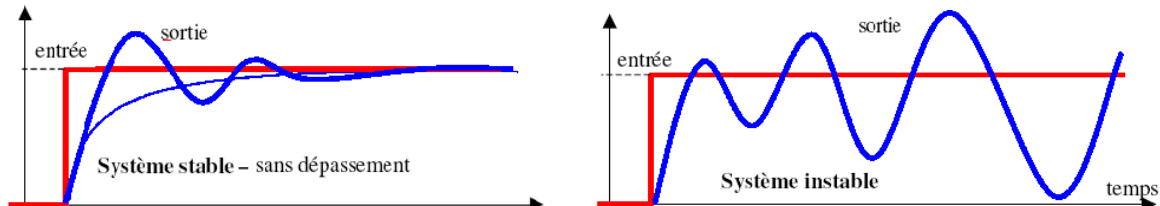
Exercice : représentation d'une régulation de position par un schéma bloc



4. Performances d'un système asservi

Le cahier des charges d'un système asservi impose généralement un certain nombre de contraintes sur le comportement du système (pour le passage d'une position à une autre sur un radar par exemple). Ces contraintes portent sur : la *stabilité*, la *précision* et la *rapidité*

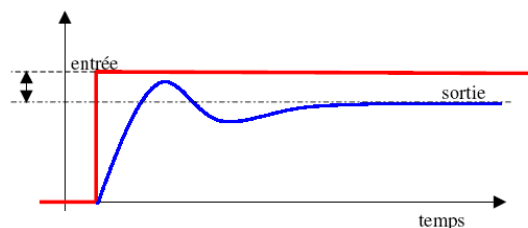
⇒ Stabilité



Un système est stable si pour une entrée constante $e(t)$, la sortie du système $s(t)$ tend vers une constante
Un système asservi instable se traduit par des variations importantes de la sortie qui peuvent causer la dégradation

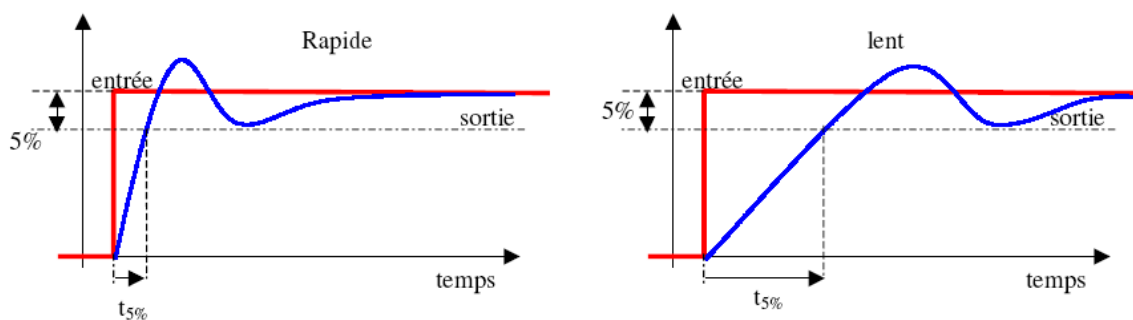
⇒ La précision

C'est la différence entre la sortie et l'entrée en régime permanent



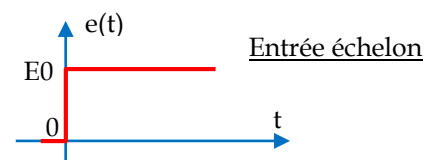
⇒ La rapidité

La rapidité se traduit par le temps mis par le système pour que la sortie atteigne la valeur finale. On définit, pour caractériser la rapidité, le temps de réponse à 5%



Systemes linéaires

- La mise en équations d'un système $s(t) = f(e)$ aboutit souvent à une équation différentielle du premier ordre ou du deuxième ordre
- Analyser les performances d'un système c'est étudier son comportement vis-à-vis des signaux d'entrée particuliers. Une entrée typique est l'échelon, la réponse de $s(t)$ à un échelon s'appelle une réponse indicielle



1. Systeme du premier ordre

Un système physique d'entrée $e(t)$ et de sortie $s(t)$ est du premier ordre s'il est régi par une équation différentielle du premier ordre du type :

$$\tau \cdot \frac{ds(t)}{dt} + s(t) = K \cdot e(t)$$

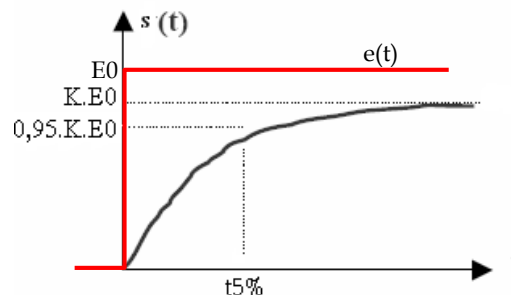
k : gain statique du système

τ : constante de temps.

Réponse indicielle : l'entrée est un échelon d'amplitude E_0 pour $t > 0$

L'équation devient : $\tau \cdot \frac{ds(t)}{dt} + s(t) = K \cdot E_0$

Ce qui donne : $s(t) = K \cdot E_0 \cdot (1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$



Le comportement du système est non oscillant (stable), il tend vers la valeur $K \cdot E_0$ sans jamais la dépasser. La propriété de non dépassement est très recherchée dans certains asservissements où le dépassement est interdit.

Le temps de réponse à 5% est tel que $s(t) = 0.95 \cdot K \cdot E_0 \Rightarrow s(t) = K \cdot E_0 \cdot (1 - e^{-\frac{t}{\tau}}) = 0.95 \cdot K \cdot E_0$

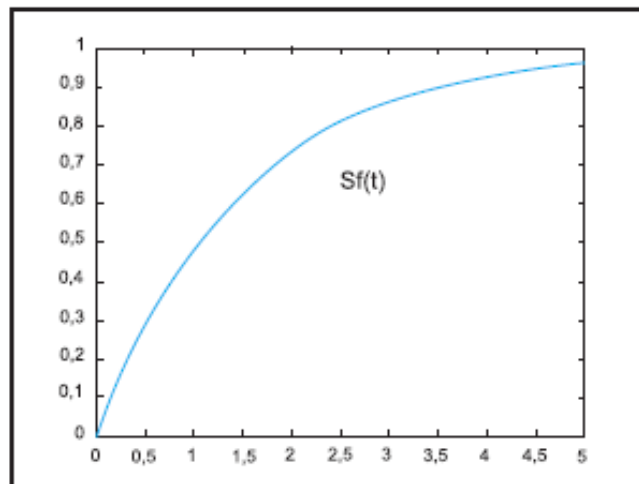
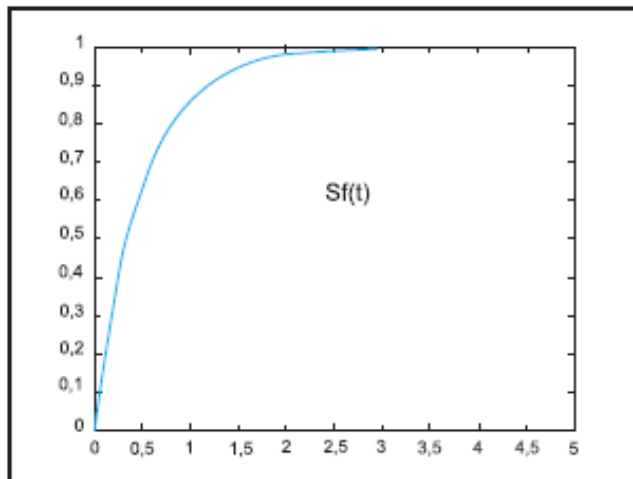
$\Rightarrow t(5\%) = 3\tau$

L'erreur statique est $\varepsilon = 1 - k$

En effet, $\varepsilon = (e(t) - s(t))/e(t)$ en régime statique ; soit $\varepsilon = (E_0 - kE_0)/E_0 = 1 - k$ en %

Exercice

Déterminer le temps de réponse à 5% de l'allure instantanée de la sortie de ces systèmes du premier ordre.



2. Systeme du deuxieme ordre

Un système physique d'entrée $e(t)$ et de sortie $s(t)$ est du deuxième ordre s'il est régi par une équation différentielle du deuxième ordre du type :

$$\frac{1}{\omega_n^2} \cdot \frac{d^2 s(t)}{dt^2} + \frac{2z}{\omega_n} \cdot \frac{ds(t)}{dt} + s(t) = K \cdot e(t)$$

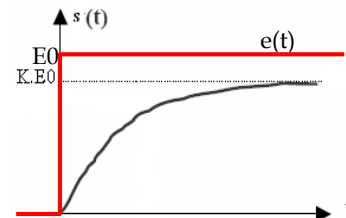
K : gain statique
 ω_n : pulsation propre
 z : facteur d'amortissement

Réponse indicielle : l'entrée est un échelon d'amplitude E pour $t > 0$

Il existe 3 cas selon le facteur d'amortissement :

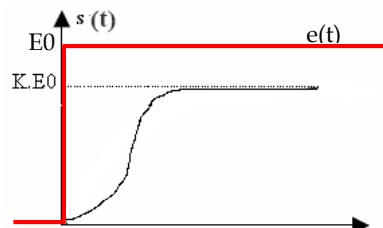
1^{er} cas : $z > 1$ régime aperiodique amorti

Le comportement du système est non oscillant, il tend vers la valeur $K.E_0$ sans jamais la dépasser.



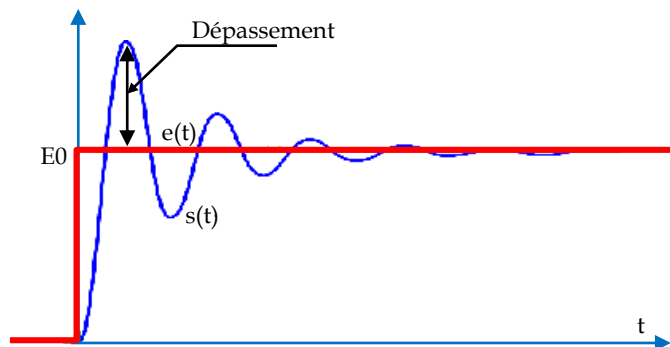
2^{ème} cas : $z = 1$ régime aperiodique critique

La réponse est non oscillante, c'est le régime aperiodique le plus rapide.



3^{ème} cas : $z <= 1$ régime oscillatoire

La réponse présente la forme d'une sinusoïde amortie.



Asservissement en vitesse d'un moteur à CC

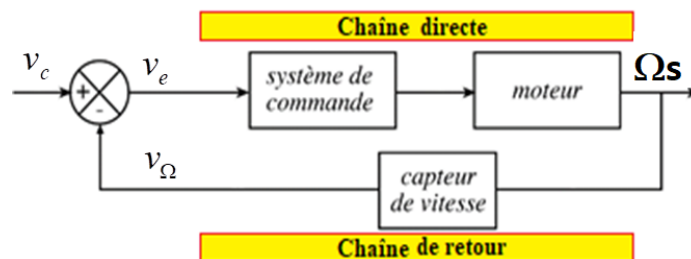
Le système est décrit par le schéma bloc ci-contre

Supposons qu'une perturbation provoque une diminution de la vitesse de sortie Ω_s (la grandeur de commande v_c étant constante)

La chaîne de retour fait alors apparaître une diminution de la grandeur de retour v_Ω .

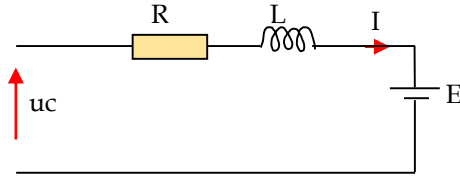
La grandeur d'entrée va donc augmenter et la vitesse également. Elle va augmenter jusqu'à ce que la tension $\varepsilon = v_e = v_c - v_\Omega$ s'annule.

Remarquons que ce résultat est obtenu sans qu'il soit nécessaire de connaître l'origine de la perturbation.



⇒ Mise en équation du moteur et sa charge

La mise en équation du système "moteur+charge" est réalisable à partir du modèle électrique de la machine à courant continu et de la relation fondamentale de la dynamique



R, L : résistance et inductance de l'induit
E : force contre électromotrice

On a $U_c = E + RI + L \frac{dI}{dt}$ avec $E = k'\Phi\Omega = k\Omega$ (à flux constant) $\Rightarrow U_c = RI + L \frac{dI}{dt} + k\Omega$ (1)

Le principe fondamental de la dynamique s'écrit : $J\Omega' = C_u - C_r = C_{em} - C_o - C_r = C_{em} - C_r$ (si on néglige les frottements secs)

Avec J : moment d'inertie des masses en mouvement

C_{em} , C_u et C_r : respectivement couple électromagnétique, couple utile et couple résistant

On aussi $C_{em} = KI$ et on suppose $C_r = f\Omega$ où f est le coefficient de frottement visqueux

Ce qui donne $J\Omega' = kI - f\Omega \Rightarrow I = \frac{J}{k} \cdot \Omega' + \frac{f}{k} \cdot \Omega$ (2)

⇒ Analyse temporelle

On néglige l'inductance L de l'induit

L'équation (1) devient $U_c = RI + k\Omega$ or (2) $I = \frac{J}{k} \cdot \Omega' + \frac{f}{k} \cdot \Omega$

$\Rightarrow U_c = \frac{RJ}{k} \cdot \Omega' + \frac{Rf+k^2}{k} \cdot \Omega$

$\Rightarrow \frac{RJ}{Rf+k^2} \cdot \Omega' + \Omega = \frac{k}{Rf+k^2} \cdot U_c$

C'est une équation du 1^{er} ordre avec la constante de temps $\tau = \frac{RJ}{Rf+k^2}$ et la gain statique $K = \frac{k}{Rf+k^2}$

La réponse indicielle (à un échelon) $U_c = E_0$ pour $t > 0$ $\Omega(t) = K \cdot E_0 \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}\right)$ est (voir plus haut)

Le système est stable et ne risque aucun dépassement. Le temps de réponse à 5% est 3τ

On tient compte de l'inductance L de l'induit

En tenant compte des équations (1) et (2) il vient $R\left(\frac{J}{k} \cdot \Omega' + \frac{f}{k} \cdot \Omega\right) + L\left(\frac{J}{k} \cdot \Omega'' + \frac{f}{k} \cdot \Omega'\right) + k\Omega$

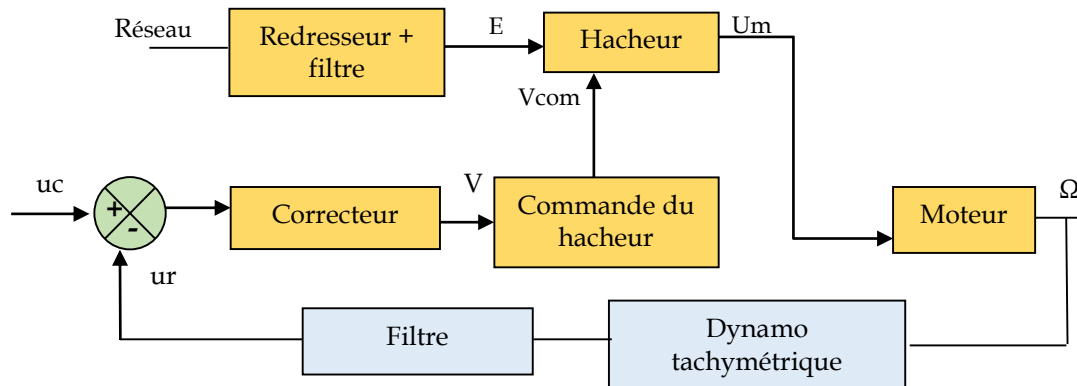
$\frac{LJ}{Rf+k^2} \cdot \Omega'' + \frac{RJ+Lf}{Rf+k^2} \cdot \Omega' + \Omega = \frac{k}{Rf+k^2} \cdot U_c$

C'est une équation du 2^{ème} ordre.

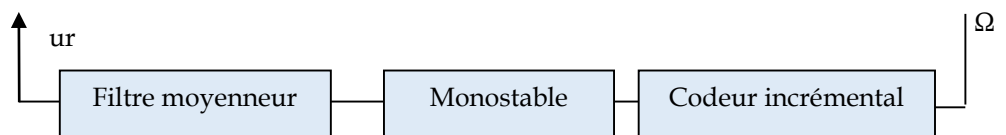
La pulsation propre, le facteur d'amortissement et le gain statique sont tels que (voir plus haut) :

$\frac{1}{\omega_n^2} = \frac{LJ}{Rf+k^2}$ $\frac{2z}{\omega_n} = \frac{RJ+Lf}{Rf+k^2}$ $K = \frac{k}{Rf+k^2}$

⇒ Montage d'asservissement

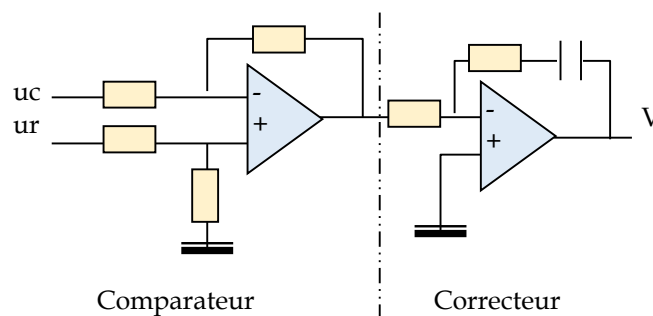


Autre structure de la chaîne de retour



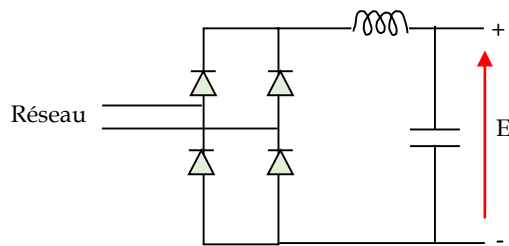
- La dynamo tachymétrique, capteur de vitesse, est en général très bruitée, il va falloir filtrer sa sortie avec un passe-bas qui élimine une partie suffisante du bruit
- Pour qu'un asservissement soit correct, il faut d'abord qu'il assure la stabilité du système. Ceci étant, on recherche souvent à ce qu'en régime permanent, la sortie tende vers la consigne (précision). On peut aussi s'imposer un temps de réponse court (rapidité). Pour atteindre ces objectifs, on introduit un correcteur dans la chaîne directe.

L'ensemble "comparateur (soustracteur) + correcteur" peut avoir la structure ci-contre

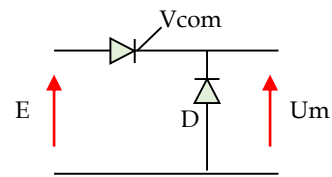


Alimentation du hacheur

Cette alimentation est réalisée au moyen d'un pont redresseur et d'un filtre



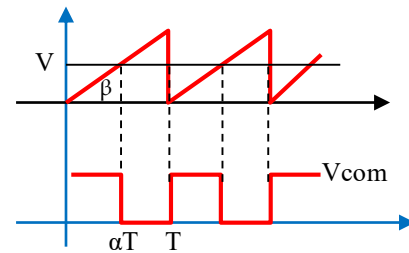
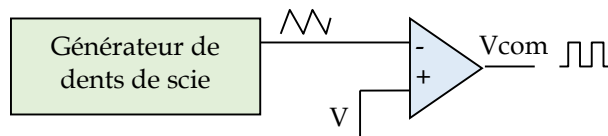
Hacheur



Le hacheur débite au moteur une tension $U_m = \alpha.E$ où α est le rapport cyclique proportionnel à la tension de commande V

D est une diode de roue libre

Pour obtenir un rapport cyclique α proportionnel à la tension V , on compare celle-ci à un signal en dents de scie. La sortie du comparateur est le signal V_{com} envoyé au thyristor

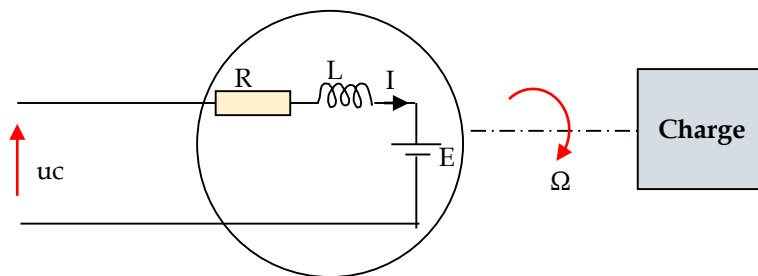


$$\text{On a } \operatorname{tg} \beta = V / \alpha.T \Rightarrow \alpha = V / \operatorname{tg} \beta.T = K.V$$

(β et T étant des caractéristiques du générateur de dents de scie)

Exercice : Modélisation du moteur à CC par un schéma bloc

L'objectif est de représenter l'ensemble "moteur à courant continu + charge" par un schéma bloc en vue d'en étudier l'asservissement en vitesse. On négligera l'inductance L du bobinage de l'induit



Relation	Schéma fonctionnel
<p><u>i en fonction de u_c et E</u></p> <p>.....</p> <p>.....</p> <p>.....</p>	
<p><u>E en fonction de Ω</u></p> <p>.....</p> <p>.....</p>	
<p><u>Ω en fonction de C_{em} et de C_r</u></p> <p>.....</p> <p>.....</p> <p>.....</p>	
<p><u>C_r en fonction de Ω</u></p> <p>On admet que le couple résistant C_r est proportionnel à Ω Soit, $C_r = f \cdot \Omega$ où f est le coefficient de frottement visqueux</p>	
<p><u>C_{em} en fonction de i</u></p> <p>.....</p> <p>.....</p> <p>.....</p>	
<p><u>Schéma bloc</u></p>	

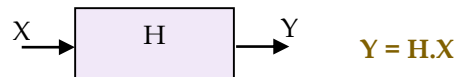
Schéma bloc (ou diagramme fonctionnel)

Un schéma fonctionnel est une représentation simplifiée d'un processus mettant en évidence les différentes fonctions mises en œuvre

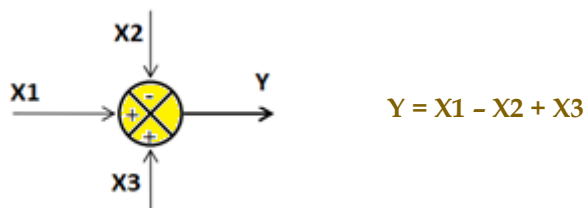
1. Formalisme

⇒ **Bloc**

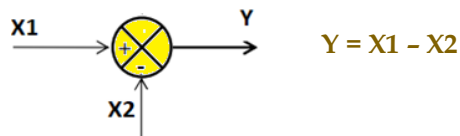
Un bloc est caractérisé par sa fonction de transfert ou transmittance H



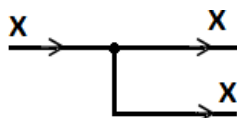
⇒ **Sommateur**



⇒ **Comparateur**



⇒ **Point de prélèvement**



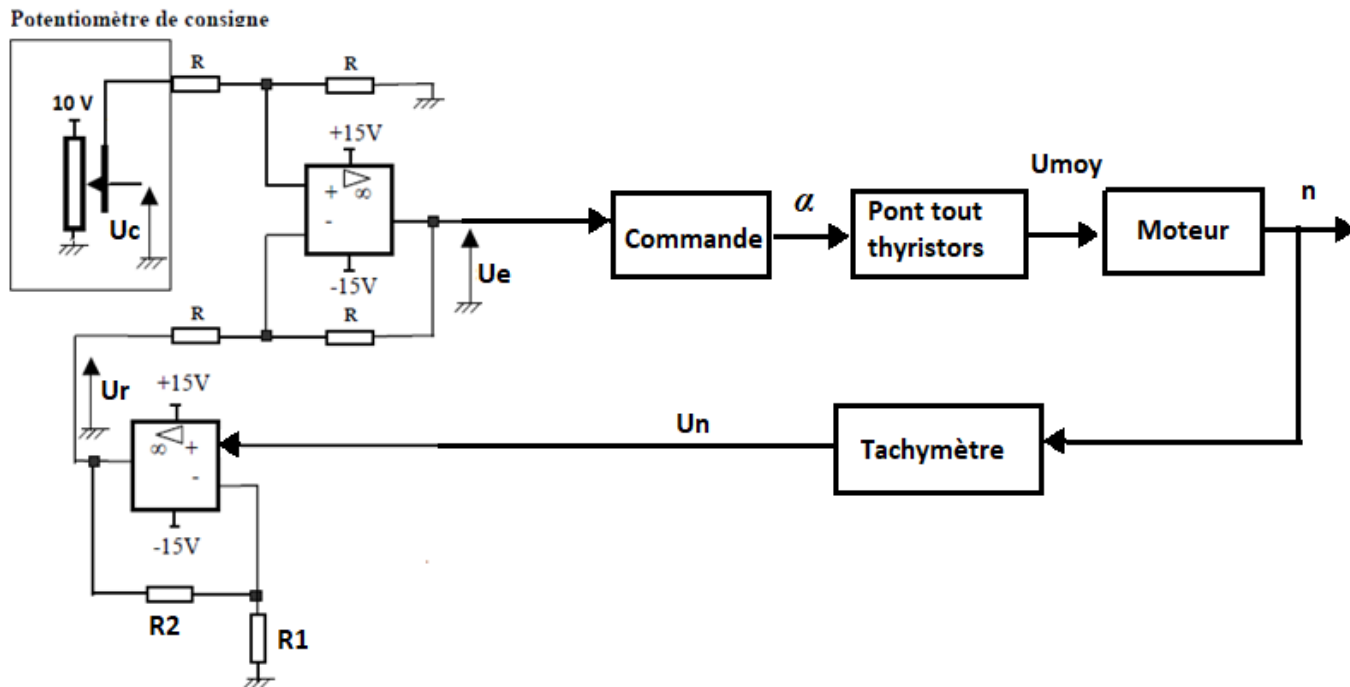
2. Simplification des schémas blocs

Blocs en cascade (en série)		
Blocs en parallèle		
Structure en boucle fermée		
Cas du retour unitaire		

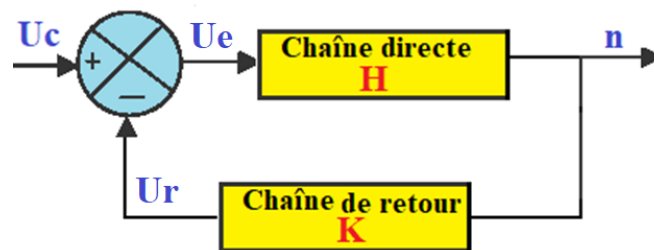
A series of horizontal dotted lines for writing.

Exercice : Régulation de la vitesse de rotation d'un moteur à CC

L'exercice propose d'étudier la régulation de vitesse d'un moteur à courant continu à faible puissance, afin d'éviter des variations importantes de vitesse lors d'une perturbation. Le descriptif du système de régulation est le suivant :



La régulation par le système bouclé peut être schématisée comme suit :



La chaîne de retour est constituée par l'ensemble tachymètre-amplificateur

Le tachymètre délivre une tension U_n proportionnelle à la vitesse de rotation du moteur : $U_n = 5 \cdot 10^{-3} \cdot n$ (n en tr/min et U_n en V).

Comparteur

Les amplificateurs opérationnels sont supposés parfaits et fonctionnent en régime linéaire, montrer que $U_e = U_c - U_r$

Chaîne de retour

- Montrer que $U_r = \left(1 + \frac{R_2}{R_1}\right) \cdot U_n$
- On donne $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$, calculer R_2 pour que la transmittance K de la chaîne de retour soit égale à $0,01 \text{ V}/(\text{tr}/\text{min})$

Régulation de vitesse

U_e est une tension de commande qui sert à régler l'angle de retard à l'amorçage des thyristors et donc à régler la tension moyenne U_{moy} à la sortie du pont. La relation liant la tension U_e à la tension moyenne est $U_{moy} = 100 \cdot U_e$

On négligera la chute de tension dans l'induit du moteur ; la vitesse de rotation est alors pratiquement proportionnelle à U_{moy} : $n = 50 \cdot U_{moy}$ (U_{moy} en V et n en tr/min)

- Calculer la transmittance H de la chaîne directe.
- La tension de consigne U_c est maintenue constante, calculer U_e et U_r pour une vitesse de $1000 \text{ tr}/\text{min}$. En déduire la tension de consigne U_c permettant le réglage de cette vitesse.
- Une perturbation tend à diminuer la vitesse du moteur. Donner le sens de variation des grandeurs U_r , U_e et n puis conclure sur l'intérêt du bouclage réalisé.

A large rectangular area containing numerous horizontal dotted lines for writing, spanning the width of the page below the header.

Exercice : Examen national 2018, session de rattrapage
SEV 3 : Asservissement de vitesse et traitement de l'information

Le réglage de la vitesse du moteur se fait en agissant sur le rapport cyclique de la tension du moteur $u_m(t)$.

En plus, la vitesse dépend de plusieurs paramètres tels que :

- ✓ La charge du chariot ;
- ✓ La pente et l'état du terrain.

On se propose d'asservir la vitesse du chariot à la vitesse choisie par l'utilisateur (consigne).

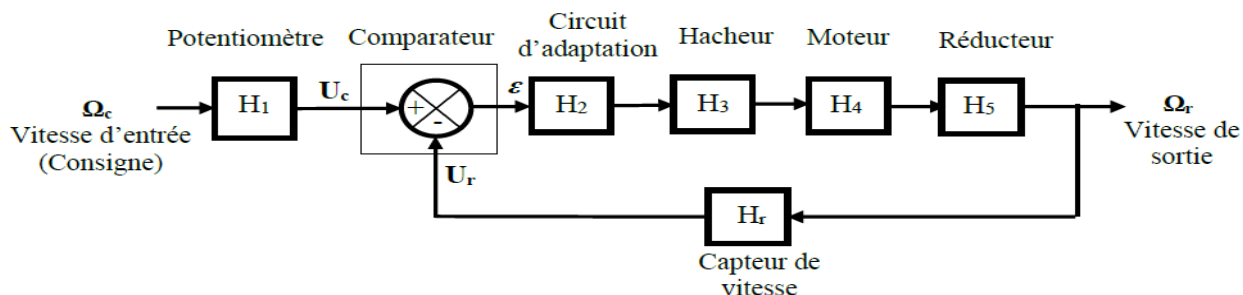
Le principe de cet asservissement consiste donc à :

- Mesurer la vitesse du chariot et délivrer une tension U_r image de la vitesse ;
- Comparer cette tension à la tension U_c image de la vitesse désirée ;
- Agir sur le moteur en fonction de l'écart entre U_c et U_r .

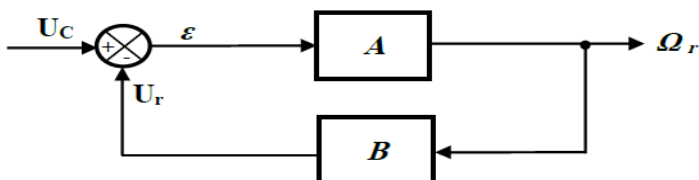
La comparaison des tensions et la commande du hacheur s'effectuent par le microcontrôleur.

Tâche 1 : Modélisation du système

Le modèle équivalent est représenté par le schéma bloc suivant :



Ce schéma-bloc peut être simplifié et remplacé par le schéma équivalent suivant :



Avec : $U_c = H_1 \cdot \Omega_c$

On note :

- A : la fonction de transfert de la chaîne directe ;
- B : la fonction de transfert de la chaîne de retour.

Q26) Exprimer A et B en fonction de H_2 , H_3 , H_4 , H_5 et H_r .

1,5 pt

Q27) Donner en fonction de A et de B :

Q27-1) La fonction de transfert en boucle ouverte FTBO : $T_{BO} = U_r / \varepsilon$.

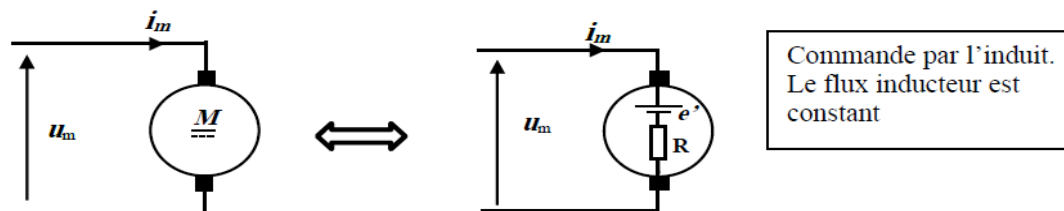
1,5 pt

Q27-2) Donner la fonction de transfert en boucle fermée FTBF : $T_{BF} = \Omega_r / U_c$.

2 pts

Tâche 2 : Modélisation du moteur

Le schéma équivalent du moteur à courant continu est le suivant :



Commande par l'induit.
Le flux inducteur est constant

- $u_m = Ri_m + e'$
- $e' = a \cdot \Omega_m$
- $C_m = a \cdot i_m$

avec :

- u_m : tension aux bornes de l'induit du moteur (V).
- R : résistance de l'induit du moteur (Ω).
- e' : f.c.é.m du moteur (V).
- a : constante de la f.c.é.m (V.s/rad) ou constante de couple (N.m/A).
- Ω_m : vitesse angulaire du moteur (rad/s).
- C_m : couple moteur (N.m).

En appliquant la loi fondamentale de la dynamique au moteur, on obtient : $C_m - C_r - C_f = J \frac{d\Omega_m}{dt}$

avec J : le moment d'inertie de l'ensemble mobile en rotation.

On suppose que :

- ✓ Le moteur est à vide : couple résistant $C_r = 0$;
- ✓ Les frottements mécaniques C_f sont négligeables.

Q28) Montrer que la vitesse du moteur Ω_m est liée à la tension u_m par l'équation différentielle suivante :

$$\left(\frac{RJ}{a^2}\right) \frac{d\Omega_m}{dt} + \Omega_m = \frac{u_m}{a}$$

2 pts

Q29) S'agit-il d'un système de premier ou de deuxième ordre ?

0,5 pt

Q30) Sur le document DREP 06, compléter alors le schéma-bloc du moteur.

1,5 pt

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

.....

