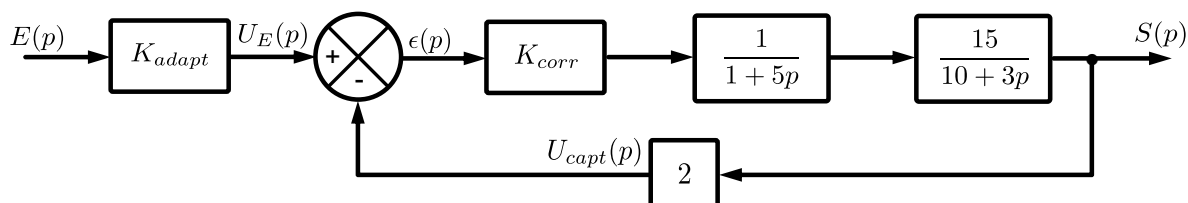


# Asservissement

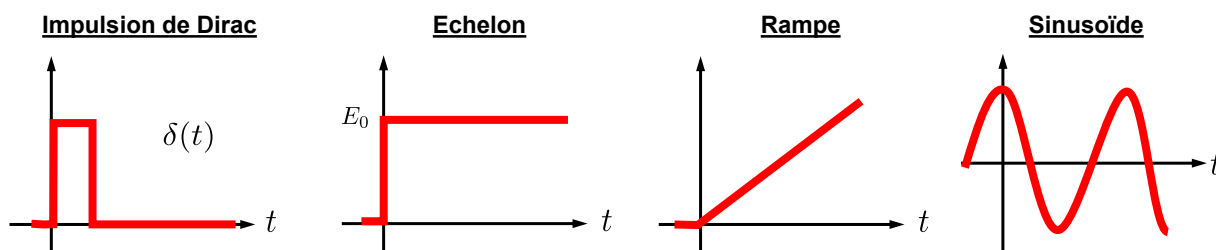
## Définition 1: Système asservi

C'est un **type de système automatique** (*intervention humaine limitée*) dans lequel le signal de **sortie est mesuré en permanence** à l'aide d'un **capteur**, comparé à la **consigne**, puis **corrigé**.

## Exemple 1: Schéma bloc d'un système asservi



## Vocabulaire 1: Types d'entrées



## Définition 2: Système linéaire

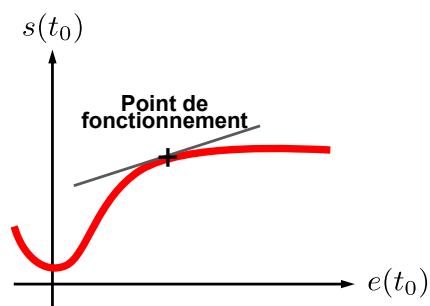
Un système est dit **linéaire** si la sortie est proportionnelle à l'entrée à un instant donné.

**Remarque:** La courbe de sortie n'est pas forcément linéaire (en gros rampe), elle peut être non linéaire.

## Méthode 1: Linéarisation d'une courbe

### Comment fonctionne le principe de linéarisation?

- Se munir d'un système non linéaire
  - Placer le point de fonctionnement souhaité. (prendre le plus intéressant)
  - En ce point, tracer la tangente
- ⇒ Vous avez une approximation linéaire



## Définition 3: Transformée de Laplace

C'est un **outil** mathématique qui permet de simplifier les équations différentielles (des systèmes) en équations polynomiales.

## Méthode 2: Passer sous Laplace des fonctions usuelles

On remplace la fonction donnée après analyse du système. Voici un tableau des transformées usuelles à savoir:

Domaine temporel $f(t)$	$\delta(t)$	1	$t$	$f(t - \tau)$ retard
Domaine de Laplace $F(p)$	1	$\frac{1}{p}$	$\frac{1}{p^2}$	$e^{-\tau p}$

### Propriété 1: Dérivation

Lors d'une dérivation l'expression sous Laplace est:

$$f'(t) \xrightarrow{\mathcal{L}} p \cdot F(p) - f(0)$$

Avec:  $f(0)$ , la condition initiale

**Remarque:** Pour enlever les conditions initiales on se place dans les conditions de Heaviside.

### Vocabulaire 2:

- Retard: écart temporel entre notre réponse et l'axe des ordonnées (ou une autre courbe), noté  $\tau$
- Valeur finale: état de notre courbe qui se stabilise, notée  $s_\infty$

### Propriété 2: Théorème du retard

$$g(t) = f(t - \tau) \xrightarrow{\mathcal{L}} e^{-\tau \cdot p} F(p)$$

### Propriété 3: Théorème de la valeur finale

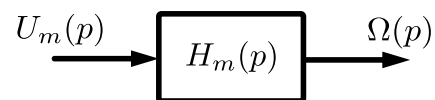
$$f_\infty = \lim_{t \rightarrow +\infty} f(t) = \lim_{p \rightarrow 0} (p \cdot F(p))$$

### Définition 4: Fonction de Transfert

Chaque système admet **une entrée** et **une sortie**. Entre celles-ci une action est réalisée, elle est modélisée par une **fonction de transfert**. Sa formule est:

$$H(p) = \frac{S(p)}{E(p)}$$

### Exemple 2: Bloc, Entrée + Sortie pour moteur



Ici, notre fonction de transfert est  $H_m(p) = \frac{\Omega(p)}{U_m(p)}$

### Méthode 3: Mettre sous forme canonique une fonction de transfert

- Faire **disparaître** les fractions imbriquées
- **Développer, réduire** et **ordonner** par **puissances** de  $p$  croissantes, au NUMÉRATEUR et au DÉNOMINATEUR.
- **Factoriser** par le **plus petit**  $p$
- **Factoriser** le numérateur et le dénominateur par le **terme constant**.

### Exemple 3: Forme canonique d'une fonction de transfert

Soit:  $X(p)(k + \lambda p + m \cdot p^2) = F(p)$ . On prendra  $X(p)$  l'entrée et  $F(p)$  la sortie.

$$\text{Donc: } H(p) = \frac{X(p)}{F(p)} = \frac{1}{k + \lambda \cdot p + mp^2}$$

→ Tout est ordonné, on n'a pas besoin de factoriser par  $p$ . Alors, on factorise par le terme constant.

$$H(p) = \frac{1}{k} \cdot \frac{1}{1 + \frac{\lambda p}{k} + \frac{mp^2}{k}}$$

### Définition 5: Système d'ordre

Chaque système admet une **réponse temporelle**. Celle-ci peut être de **différents ordres**.

↔ Généralement 1 ou 2.

### Vocabulaire 3: Ordre, gain, constante de temps

**Ordre**: L'ordre est déterminé par la plus grande présence de  $p$  au dénominateur d'une forme canonique de  $H(p)$

**Gain statique**: Noté généralement  $K$ , il se situe au numérateur de notre forme canonique

**"Constante de temps"**: Notée  $\tau$ , elle varie selon nos fonctions de transfert

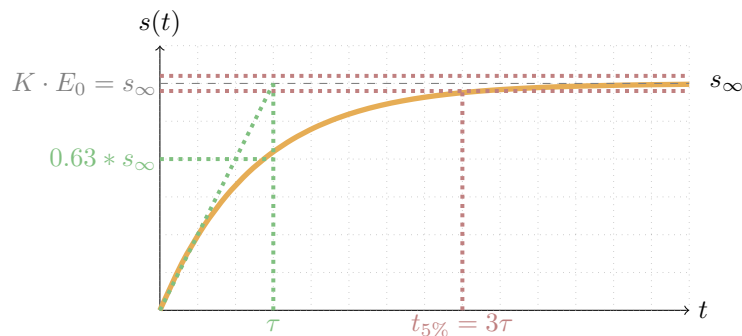
### Définition 6: Système d'ordre 1

Voici la forme d'une fonction de transfert d'ordre 1. (Pour l'allure voir la méthode 4):

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

### Méthode 4: Trouver une fonction de transfert d'ordre 1 via graphe

Soit une allure de courbe d'ordre 1:



- On trace l'asymptote à notre valeur finale ; elle vaut  $K \cdot E_0$
- Le temps de réponse à 5% ( $\pm 5\%$  de  $s_\infty$ )
- Au croisement on peut lire sur l'axe des abscisses l'équivalent de  $3\tau$
- En 0, on trace une tangente et à l'intersection cela correspond sur l'axe des abscisses à  $\tau$ .
- De même  $\tau = 63\% \cdot s_\infty \Leftrightarrow 63\% \cdot K \cdot E_0$
- On a  $K$ , on a  $\tau$ , donc on remplace pour obtenir:  $H(p) = \frac{K}{1 + \tau p}$

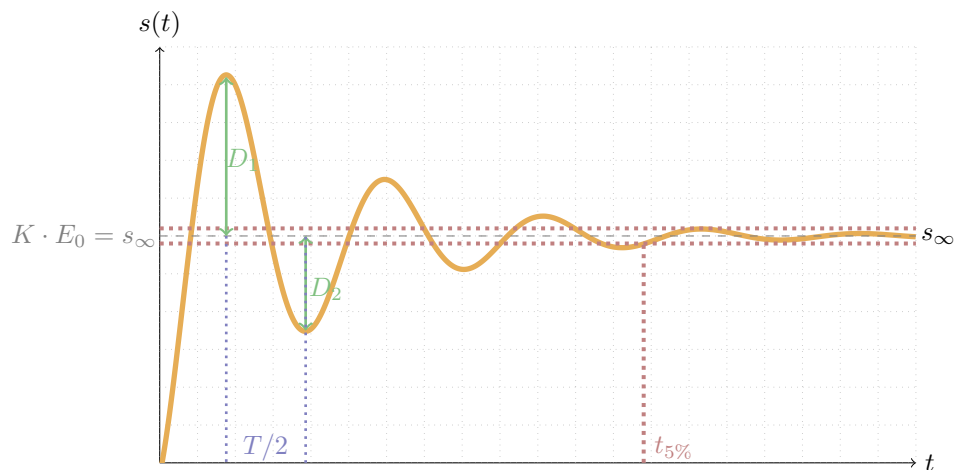
### Définition 7: Système d'ordre 2

Voici la forme d'une fonction de transfert d'ordre 2. (Pour l'allure voir la méthode 5 et pour la retrouver la méthode 6):

$$H(p) = \frac{K}{1 + \frac{2z}{\omega_0} p + \frac{1}{\omega_0^2} p^2}$$

### Méthode 5: Trouver graphiquement les valeurs remarquables d'un ordre 2

Soit une allure de courbe d'ordre 2:

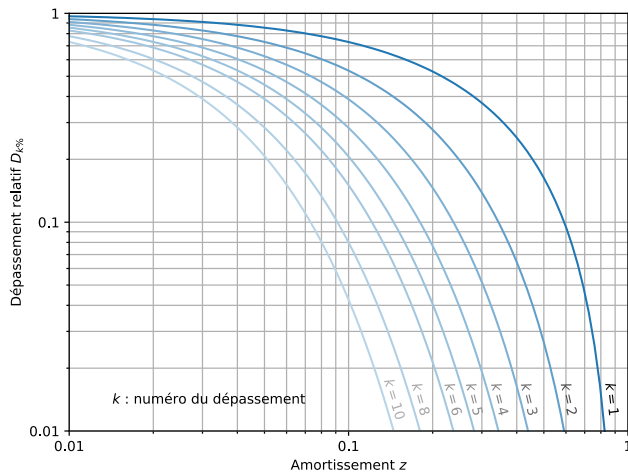


- On lit  $s_\infty$  (asymptote horizontale)
- On trace nos 2 axes à  $\pm 5\%$  de  $s_\infty$
- Au croisement on peut lire sur l'axe des abscisses  $t_{5\%}$
- Sur le premier pic de la sinusoïde, tracer le premier dépassement  $D_1$ .

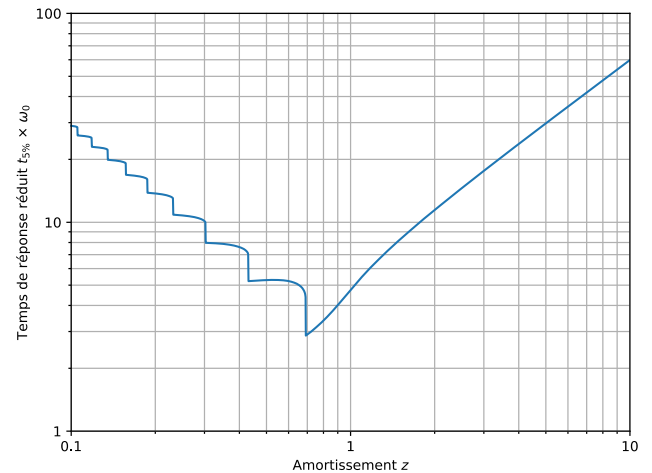
## Définition 8: Abaque

Un **abaque** est un graphe fourni dans lequel des données sont mises en relation avec d'autres.

### Vocabulaire 4: Abaques des dépassements relatifs



### Vocabulaire 5: Abaques du temps de réponse réduit



## Méthode 6: Trouver une fonction de transfert d'ordre 2

Pour les valeurs que l'on va utiliser se référer à la méthode 5. Sauf si déjà su dans l'énoncé

Dans un sujet seront toujours donnés des abaques. (cf: def 8 et voc: 4 & 5)

- On cherche le **dépassement relatif**  $D_{1\%}$

$$D_{1\%} = \frac{D_1}{s_\infty}$$

- Selon ce nombre relatif on cherche notre **coefficient d'amortissement**  $z$
- Selon le temps de réponse à 5% on **cherche**  $\omega_0$
- On cherche  $K$ , le **gain statique**, tel que  $K = s_\infty \cdot E_0$
- Maintenant selon notre **définition 7** on remplace nos valeurs obtenues ( $K, \omega_0, z$ ) dans celle-ci
- Rappel:

$$H(p) = \frac{K}{1 + \frac{2z}{\omega_0}p + \frac{1}{\omega_0^2}p^2}$$

## Définition 9: Adaptateur

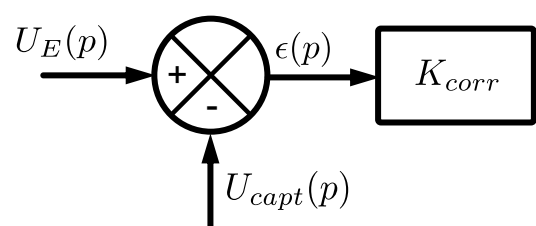
On appelle **adaptateur** le composant permettant de transformer la consigne d'entrée en une grandeur exploitable par le comparateur.

→ Se situe généralement en début du schéma bloc.

### Vocabulaire 6: Comparateur/Sommateur

Le **comparateur** ou **sommateur** est un élément du schéma bloc permettant de faire une opération entre 2 grandeurs.

**Remarque:** On note généralement la sortie de ce comparateur:  $\epsilon(p)$ . Celle-ci est souvent dirigée vers un correcteur.



## Méthode 7: Détermination du gain $K_{adapt}$

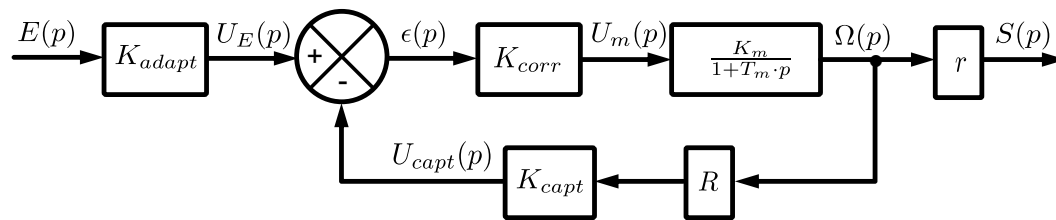
Sur un schéma bloc et des conditions initiales données, déterminons  $K_{adapt}$ :

- On **énonce** la différence grâce au **comparateur** des informations envoyées
- On **remplace** par l'expression, depuis le début de cette branche
- **Simplifier** l'information de la **jonction** par ce qui suit à la **sortie**
- Grâce aux **conditions initiales**, simplifier
- Faites les derniers calculs nécessaires pour **exprimer**  $K_{adapt}$

**Remarque:** Si la chaîne de retour est prélevée sur la sortie, alors l'adaptateur est égal à l'ensemble de la chaîne de retour

## Exemple 4: Détermination d'un gain $K_{adapt}$

Soit le schéma bloc suivant:



↔ On note que  $E(p) = S(p)$  quand  $\varepsilon(p) = 0$

- Cherchons  $K_{adapt}$

$$\begin{aligned}\varepsilon(p) &= U_E(p) - U_{capt}(p) \\ &= E(p) \cdot K_{adapt} - \Omega(p) \cdot R \cdot K_{capt} \\ &= E(p) \cdot K_{adapt} - S(p) \cdot \frac{1}{r} \cdot R \cdot K_{capt}.\end{aligned}$$

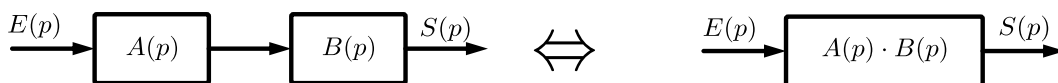
On pose  $\varepsilon(p) = 0$       donc:

$$K_{adapt} = \frac{1}{r} R \cdot K_{capt}$$

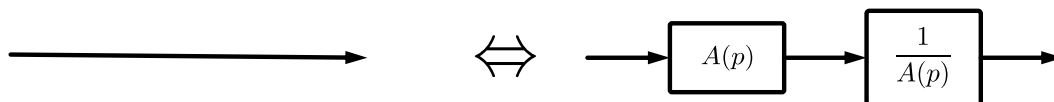
## Méthode 8.a: Modification de schéma bloc

Il est possible de modifier notre schéma bloc pour simplifier nos calculs.

### 1. Fonction de transfert en série

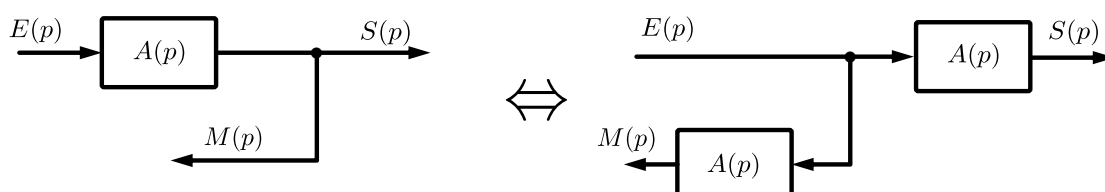


### 2. Ajout de fonctions de transfert

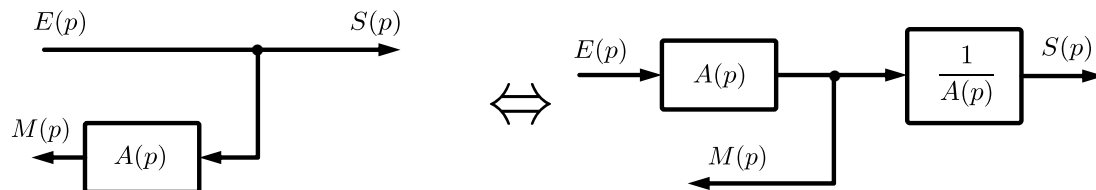


### 3. Déplacement d'une jonction

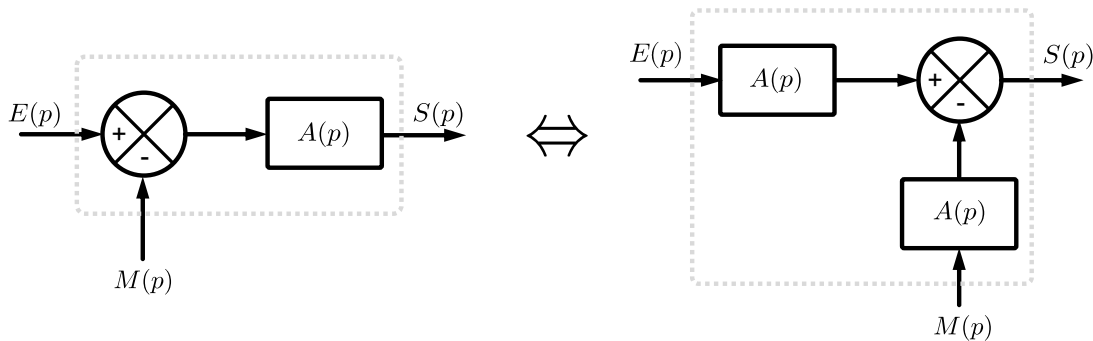
2 possibilités:



## Méthode 8.b: Modification de schéma bloc

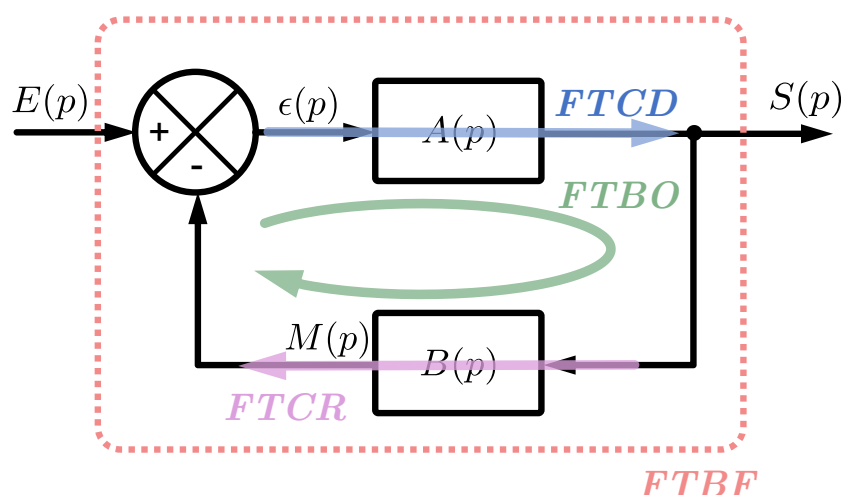


### 4. Déplacement d'un sommateur/comparateur



## Vocabulaire 7: Système bouclé et fonctions caractéristiques

Voici la forme générale d'un système bouclé



- **FTCD** = Fonction de Transfert de la Chaîne Directe
- **FTBR** = Fonction de Transfert de la Chaîne de Retour
- **FTBO** = Fonction de Transfert en Boucle Ouverte

A savoir, une **FTBO** se résume à aucun retour. C'est-à-dire que la chaîne de retour ne retourne pas dans le circuit !

- **FTBF** = Fonction de Transfert en Boucle Fermée. C'est l'équivalent de ce circuit:



## Propriété 4: Formule de Black

Cette formule permet de connaître la fonction de transfert globale du système:

$$FTBF(p) = \frac{FTCD(p)}{1 + FTBO(p)}$$

## Démonstration 1: Formule de Black

$$\begin{aligned}
 S(p) &= A(p) \cdot \epsilon(p) \\
 &= A(p) \cdot (E(p) - M(p)) \\
 &= A(p) \cdot (E(p) - B(p) \cdot S(p)) \\
 &= A(p) \cdot E(p) - A(p) \cdot B(p) \cdot S(p) \\
 S(p) + A(p) \cdot B(p) \cdot S(p) &= A(p) \cdot E(p) \\
 S(p) (1 + A(p) \cdot B(p)) &= A(p) \cdot E(p) \\
 \frac{S(p)}{E(p)} &= \frac{A(p)}{1 + A(p) \cdot B(p)} = \frac{FTCD(p)}{1 + FTBO(p)}
 \end{aligned}$$

## Propriété 5: Théorème de superposition

Lorsqu'on a 2 comparateurs (souvent en cas de perturbations), on **divise notre schéma bloc en deux parties**.

Ainsi:

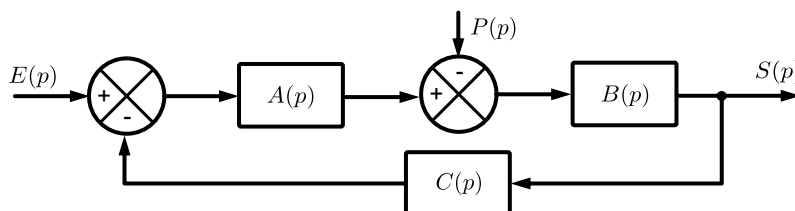
$$S(p) = S_E(p) + S_P(p) = H_E(p) \cdot E(p) + H_P(p) \cdot P(p)$$

## Méthode 9: Séparer notre schéma bloc afin d'obtenir 2 fonctions de transferts

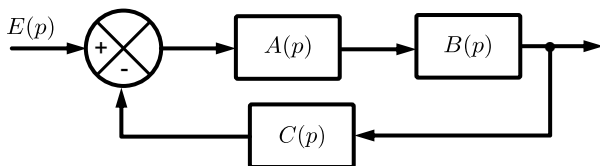
- D'une part, on positionne une **entrée nulle**, d'autre part l'**autre entrée nulle**
- On **redessine** notre nouvelle fonction de transfert
  - L'entrée doit être tout à gauche
  - La sortie tout à droite
  - Le comparateur doit soustraire la chaîne de retour à l'entrée
- On utilise la **formule de Black**

## Exemple 5: Décomposition d'un système à plusieurs entrées

Soit ce schéma bloc, décomposons-le en 2 schémas blocs distincts:



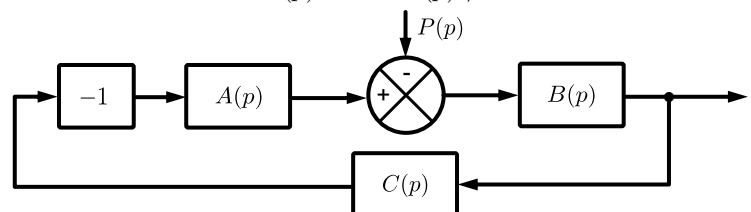
Avec:  $E(p) \neq 0$  et  $P(p) = 0$



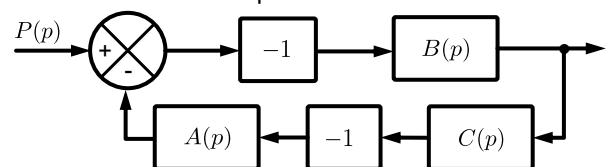
Ici, la fonction de transfert d'entrée est égale à  $H(p)$

quand  $P(p) = 0$ . Ainsi,  $H_E(p) = \frac{A(p) \cdot B(p)}{1 + A(p) \cdot B(p) \cdot C(p)}$

Avec:  $E(p) = 0$  et  $P(p) \neq 0$



Ce qui revient à:



Ici, la fonction de transfert de perturbation est égale à  $H(p)$

quand  $E(p) = 0$ . Ainsi,  $H_P(p) = \frac{-B(p)}{1 + A(p) \cdot B(p) \cdot C(p)}$