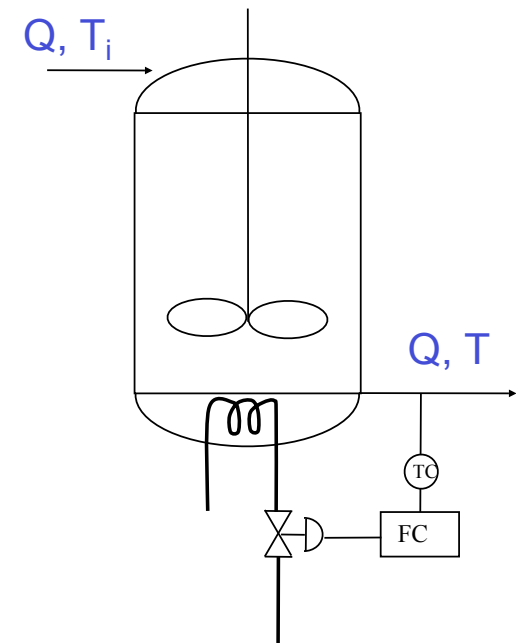


# Controllo a retroazione

- E' il tipo di controllo più antico.
- SHT: la temperatura in uscita può variare perché vogliamo cambiare il set point o per effetto di disturbi
  - Controllo di tipo servomeccanismo
  - Controllo regolativo
- Strategia:
  - Misura di  $T$  con uno strumento (termocoppia)
  - Confronto il valore misurato con il set point
  - Errore inviato al controllore
  - Manipolazione valvola e portata liquido tecnico

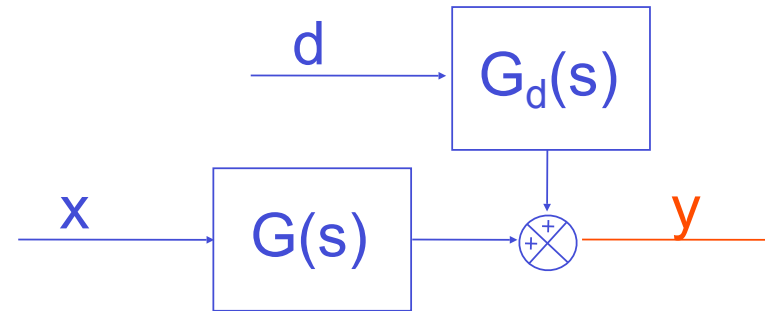


# Controllo a retroazione

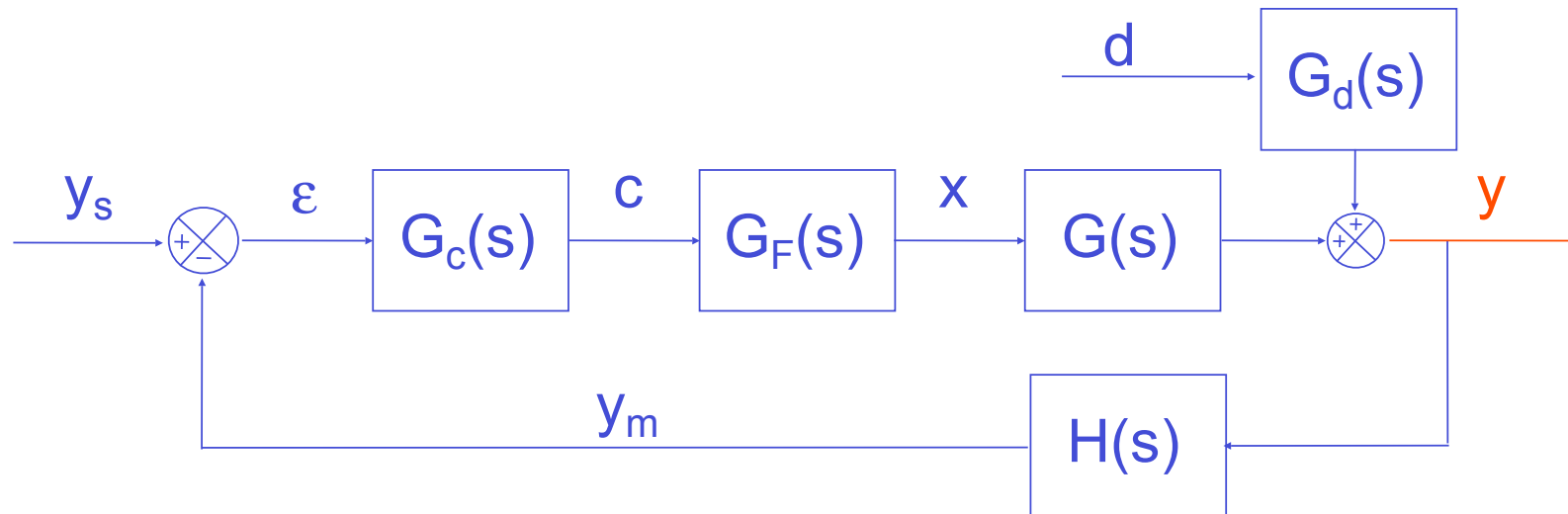
- La combinazione del processo e del controllore è il sistema di controllo feedback
  - Processo
  - Misuratore
  - Comparatore
  - Controllore
  - Attuatore (Finale)
- Ciascun elemento è caratterizzato da una funzione di trasferimento.
- Vediamo ora il corrispondente sistema a blocchi

# Controllo a retroazione

- Sistema senza controllo:



- Sistema con controllo feedback a singolo anello



# Controllo a retroazione

- Come sempre possiamo descrivere il sistema a blocchi con equazioni nel dominio di Laplace:

- Misura:  $y_m = Hy$

- Comparatore:  $\varepsilon = y_s - y_m$

- Controllore:  $c = G_c \varepsilon$

- Finale:  $x = G_F c$

# Controllo a retroazione

- Nella sua globalità il sistema di controllo feedback esaminato ha due ingressi ed una uscita:
  - $d$  e  $y_s$
  - $y$
- Possiamo perciò determinare la risposta del sistema controllato sulla base delle varie funzioni di trasferimento:

$$x = G_F c = G_F G_c \varepsilon = G_F G_c (y_s - y_m) = G_F G_c (y_s - Hy)$$

- Risolvendo per  $y$ :

$$y = Gx + G_d d$$
$$y = \frac{G_F G_c G}{1 + G_F G_c GH} y_s + \frac{G_d}{1 + G_F G_c GH} d$$

Closed loop transfer functions

# Controllo a retroazione

$$y = \frac{G_F G_c G}{1 + G_F G_c GH} y_s + \frac{G_d}{1 + G_F G_c GH} d$$

- NB:
  - I denominatori sono identici: prodotto delle funzioni di trasferimento nel loop sommate con 1
  - I numeratori delle due FT sono i prodotti delle FT tra  $y_s$  e  $y$  e tra  $d$  e  $y$ , rispettivamente.
- Proprietà generale per un feedback ad anello singolo:

$$CLTF = \frac{\Pi_D}{1 + \Pi_L}$$

# Controllo a retroazione

- Il tipo di controllore scelto determina la  $G_c$ .
- Esistono vari tipi di controllori:
  - Proporzionali P
  - Integrali I
  - Proporzionali Derivativi PD
  - Proporzionali Integrali PI
  - Proporzionali Integrali Derivativi PID
- Ovviamente le proprietà ed i



# Controllo a retroazione

- Azione proporzionale
- L'azione proporzionale lega algebricamente l'ingresso  $\varepsilon$  e l'uscita  $c$  secondo una costante di guadagno  $K_c$ .

$$c = K_c \varepsilon$$

- E' una azione semplice da realizzare e non introduce sfasamento. (Sistema di puro guadagno)
- Nella letteratura tecnica non si usa  $K_c$  ma la cosiddetta Banda Proporzionale PB.



## Controllo a retroazione

- PB: 
$$PB = \frac{100}{K_c} = \frac{100}{\frac{c/c_{FS}}{\varepsilon/\varepsilon_{FS}}} = \frac{100 \varepsilon / \varepsilon_{FS}}{c / c_{FS}}$$

- Banda Proporzionale: ampiezza dell'errore (in percentuale sul fondo scala) che manda a fondo scala l'uscita
- Maggiore è  $K_c$  più incisivo è il controllore

# Controllo a retroazione

- Azione integrale
- L'azione integrale determina una manipolazione che tiene conto della storia dell'errore:

$$c(t) = \frac{K_c}{\tau_I} \int_0^t \varepsilon(r) dr + c_s$$
$$c'(s) = \frac{K_c}{\tau_I} \frac{1}{s}$$

- Il parametro  $\tau_I$  si chiama tempo di reset
- L'azione integrale introduce uno sfasamento.

# Controllo a retroazione

- Azione derivativa
- L'azione derivativa conferisce un carattere anticipativo:

$$c(t) = K_c \tau_D \frac{d}{dt} \varepsilon(t) + c_s$$

$$c'(s) = K_c \tau_D s$$

- L'azione integrale introduce un anticipo.
- Derivando anche la componente dei segnali ad alta frequenza ed affetta da rumore, l'azione derivativa può causare un eccessivo movimento degli attuatori. In genere il segnale alimentato viene filtrato

# Controllo a retroazione

- In genere l'azione derivativa non è mai usata da sola

- Funzione di trasferimento di PID

$$c'(s) = K_c \left( 1 + \frac{1}{\tau_I s} + \tau_D s \right) \varepsilon$$

- Il successo dei regolatori PID è legato a diversi fattori:
  - Ampia possibilità di applicazione
  - Semplicità di taratura
  - Economicità

# Risposta di un sistema controllato

- Studiamo la dinamica di un sistema controllato.
- Facciamo le seguenti ipotesi semplificative:

$$G = \frac{K}{\tau s + 1}, \quad G_D = \frac{1}{\tau s + 1}$$

$$G_F = H = 1,$$

$$G_c = K_C$$

- Il controllore è proporzionale
- Caso I: Step nel setpoint, ovvero vogliamo portare il setpoint del sistema ad un nuovo valore.

# Risposta di un sistema controllato

- Problema di tipo SERVO

$$y = \frac{K_c \frac{K}{\tau s + 1}}{1 + K_c \frac{K}{\tau s + 1}} y_s = \frac{K_c K}{1 + K_c K} \times \frac{1}{\frac{\tau}{s+1}} \times \frac{A}{s} = \frac{K^*}{\tau^* s + 1} \times \frac{A}{s}$$

- Il sistema resta del I ordine. La risposta è quindi:

$$y(t) = AK^* \left( 1 - e^{-\frac{t}{\tau^*}} \right) u(t)$$

- A tempi lunghi resta un offset:

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = AK^* = A \frac{K_c K}{1 + K_c K} \leq A$$

## Risposta di un sistema controllato

- La risposta raggiunge il valore desiderato (A) solo se  $K_C$  è infinito.
- Analogamente se il problema è regolativo.
- La costante di tempo diminuisce:  $\tau^* = \frac{\tau}{1 + K_c K}$ . Il sistema è più pronto al crescere di  $K_C$ .

# Risposta di un sistema controllato

- Consideriamo un controllore PI per lo stesso problema:

$$y = \frac{K_c \left(1 + \frac{1}{\tau_I s}\right) \frac{K}{\tau s + 1}}{1 + K_c \left(1 + \frac{1}{\tau_I s}\right) \frac{K}{\tau s + 1}} y_s = \frac{K_c K (\tau_I s + 1)}{\tau \tau_I s^2 + \tau_I (1 + K_c K) s + K_c K} \times \frac{A}{s}$$

- 1 zero e 2 poli
- La dinamica del sistema controllato è più complessa: potremmo avere overshoots, se un polo ha parte reale positiva anche **instabilità**
- Comportamento a tempi lunghi (se possibile):

- **Non c'è offset!**  $\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s y(s) = A$