

(8h)

$$\hat{P} = \frac{21/20 \hat{P} + 19/20}{1/20} \Rightarrow 4\hat{P}^2 + \hat{P} - \frac{21}{20}\hat{P} - \frac{19}{20} = 0$$

$$(\hat{P}-1)(20\hat{P}+19) = 0 \Rightarrow \begin{cases} \hat{P}=1 \\ \hat{P} = -\frac{19}{20} \end{cases}$$

Però:  $\hat{P}=1 \rightarrow$  sol. di regime. Ora ho due alternative:

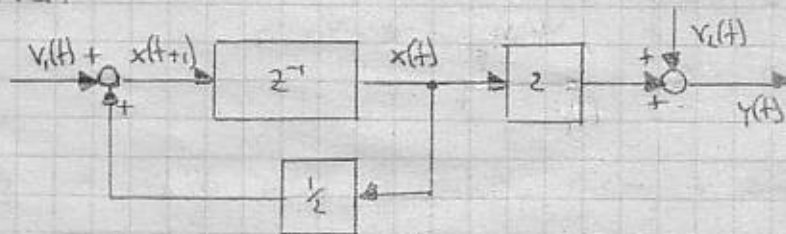
1) Uso i termini asintotici. Quindi: 1° H<sub>1</sub>:  $F = \frac{1}{2} \Rightarrow$  sist. asintoticamente stabile

Questo si fa perché  $V_2 = 0$ , altrimenti questo termine non avrebbe peso nemmeno in considerazione. (sol è s.d.p.)

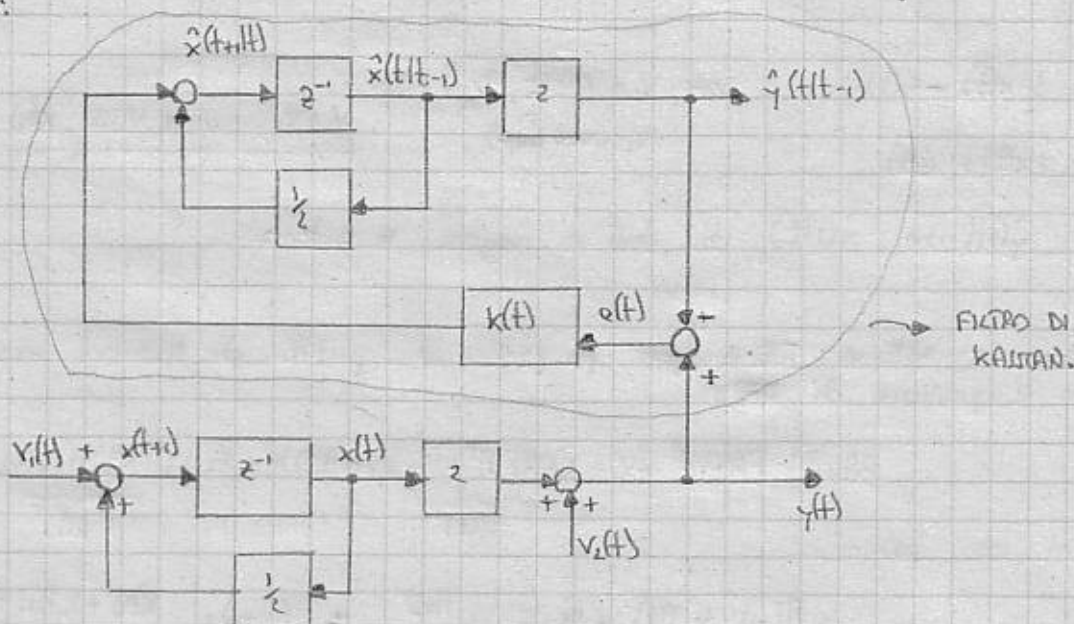
2° H<sub>1</sub>: (sol. d.p.)

A questo punto si ha:  $\hat{P}=1 \Rightarrow \bar{k} = \frac{F\hat{P}H^T + V_2}{H\hat{P}H^T + V_2} = \frac{1}{5} \rightarrow$  guadagno del filtro di Kalman.

Graficamente si ha:



Il filtro rispetta la struttura del sistema ma non presenta numeri. Quindi:



Formalmente:

$$\hat{y}(t|t-1) = \frac{\frac{1}{5} \cdot \left( \frac{z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \right) z}{1 + \frac{\frac{1}{5}z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}} y(t) = \frac{\frac{3}{5}z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} \cdot \frac{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}{1 - \frac{1}{2}z^{-1} + \frac{3}{5}z^{-1}} y(t)$$

$$= \frac{\frac{3}{5}z^{-1}}{1 - \frac{1}{10}z^{-1}} y(t) \Rightarrow \hat{y}(t|t-1) = \frac{3}{10} \hat{y}(t-1|t-2) + \frac{3}{5} y(t-1)$$

Vediamo il filtro:

$$\hat{x}(t|t) = F\hat{x}(t-1|t-1) + \bar{K}_0 e(t) \quad \text{con } \bar{K}_0 = (\bar{P}H^T)(H\bar{P}H^T + V_2)^{-1}$$

$$e(t) = y(t) - \hat{y}(t|t-1)$$

Quindi:  $\hat{x}(t|t) = \frac{1}{2}\hat{x}(t-1|t-1) + \frac{2}{5}(y(t) - \hat{y}(t|t-1))$

$$\hat{x}(t|t) = \frac{1}{2}\hat{x}(t-1|t-1) + \frac{2}{5}(y(t) - 2\hat{x}(t|t-1))$$

NB:  $\hat{x}(t|t-1) = F\hat{x}(t-1|t-1)$

$$\hat{x}(t|t) = \frac{1}{2}\hat{x}(t-1|t-1) + \frac{2}{5}(y(t) - 2\frac{1}{2}\hat{x}(t-1|t-1))$$



$$\hat{x}(t|t) = \frac{1}{10}\hat{x}(t-1|t-1) + \frac{2}{5}y(t)$$

5) Consideriamo il sistema:

$$\begin{cases} x(t+1) = x(t) + v_1(t) & v_1 \sim WN(0, 1) & v_1 \perp v_2 \\ y(t) = x(t) + v_2(t) & v_2 \sim WN(0, 2) \end{cases}$$

$P_1 > 0$

Trovare  $\hat{x}(t|t-1)$ ? con  $v_1 \perp v_2 \Rightarrow v_2 = 0$

5) Immensibilità controlliamo che  $v_2 > 0$ . la risposta è affermativa quindi:

$$ARE: P(t+1) = P(t) + 1 - \frac{P(t)^2}{P(t)+2} = \frac{P(t)^2 + 2P(t) + 4P(t) + 32 - P(t)^2}{P(t)+2} \rightarrow \text{dove sempre sparire}$$

$$= \frac{12P(t) + 32}{P(t)+2}$$

Quindi:  $P(t+1) = \frac{12P(t) + 32}{P(t)+2} \Rightarrow \bar{P} = \frac{12\bar{P} + 32}{\bar{P} + 2} \Rightarrow \bar{P} = 8$

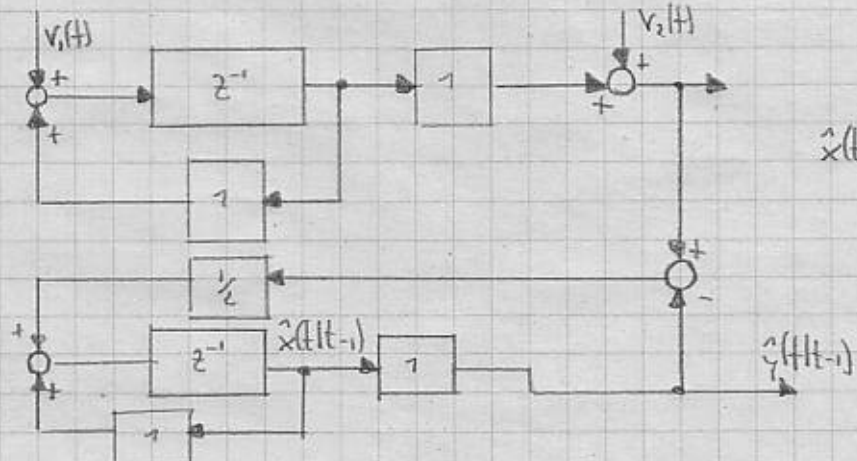
Per il primo teorema asintotico non si può usare in quanto  $|F|=1$ . Analizziamo quindi il secondo teorema asintotico. Analizziamo la matrice di osservabilità:

$$O = \begin{bmatrix} H \\ HF \\ \vdots \\ HF^{m-1} \end{bmatrix}$$

nel nostro caso  $O = [H] = 1$ , quindi il sistema è completamente osservabile.

$$\bar{K} = \frac{0}{2+8} = \frac{1}{2}$$

Sistema generale:



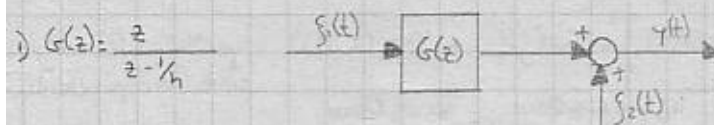
$$\hat{x}(t|t-1) = \frac{\frac{1}{2} z^{-1} / (1-z^{-1})}{1 + \frac{1/2 z^{-1}}{1-z^{-1}}} y(t)$$

6) Sia:

$$\begin{cases} x(t+1) = 2x(t) \\ y(t) = x(t) + r(t) \end{cases} \quad \text{con } r(t) \text{ nuovo } (q, u)$$

Esiste un predittore di regime!

6)



con  $f_2(t) \sim WN(0,1)$ .  
 calcolo valore medio e spettro di  $y(t)$  quando:  
 a)  $f_2(t) = 0, \forall t$   
 b)  $f_2(t) \sim WN(0,1)$  indipendente da  $f_1(t)$   
 c)  $f_2(t) = f_1(t), \forall t$ .

2) a) Analizziamo la funzione di trasferimento  $G(z)$ .

Si ha:  $G(z) = \frac{z}{z - 1/4} = \frac{y(t)}{f_1(t)} \Rightarrow y(t) = G(z) f_1(t)$

Quindi:  $y(t)(z - 1/4) = z f_1(t)$ . Siccome  $z$  è l'operatore ritardando si ha:  $z^{-1} y(t) = y(t-1)$

Concludendo si ottiene l'equazione:  $z^{-2} y(t) = y(t-2) \Rightarrow z y(t) - 1/4 y(t) = z f_1(t)$

$y(t+1) = 1/4 y(t) + f_1(t+1) \Rightarrow y(t) = 1/4 y(t-1) + f_1(t)$   $z^{-m} y(t) = y(t-m)$

Ovviamente se  $f_2(t)$  fosse stato diverso da zero si avrebbe avuto:  
 $y(t) = 1/4 y(t-1) + f_1(t) + f_2(t)$

Si ricordi infatti che:  $WN(\mu, \sigma) \Rightarrow \mu = \text{VALORE ATTESO}$   
 $\sigma = \text{VARIANZA}$  \* Siccome  $E[y(t)] = E[y(t-1)] \Rightarrow E[y(t)] - 1/4 E[y(t-1)] = 0$

Calcoliamo lo spettro:  $G(z) = \frac{z}{z - 1/4}$ , ma usando la trasformata di campionamento si ha:  
 $z = e^{j\omega} \Rightarrow G(e^{j\omega}) = \frac{e^{j\omega}}{e^{j\omega} - 1/4}$ . Siccome lo spettro  $P_y(\omega) = \frac{|G(e^{j\omega})|^2}{\sigma_{f_1(t)}}$ , si ha:

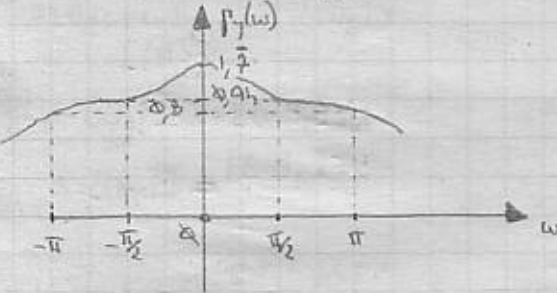
Quindi:  $P_y(\omega) = \left| \frac{e^{j\omega}}{e^{j\omega} - 1/4} \right|^2 = \frac{|e^{j\omega}|^2}{|e^{j\omega} - 1/4|^2} = \frac{1}{|\cos\omega + j\sin\omega - 1/4|^2}$

$= \frac{|\cos\omega + j\sin\omega|^2}{|\cos\omega + j\sin\omega - 1/4|^2} = \frac{\cos^2\omega + \sin^2\omega}{\cos^2\omega + \sin^2\omega + 1/16 - 1/2(\cos\omega + j\sin\omega)}$

$= \frac{1}{17 - 1/2\cos\omega}$

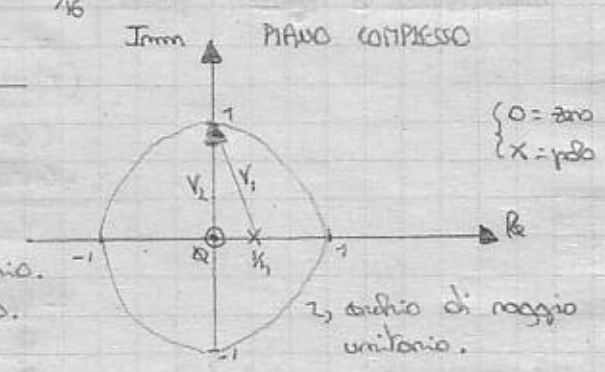
Siccome lo spettro è reale e quindi  $j\sin\omega$  viene eliminata (componente immaginaria). Inoltre è stata usata la formula di Eulero:  
 $e^{j\omega} = \cos\omega + j\sin\omega$

Graficamente lo spettro assume la seguente forma:



Per  $\omega = 0 \Rightarrow \frac{|e^{j0}|^2}{|e^{j0} - 1/4|^2} = \frac{1}{9/16} = \frac{16}{9} \approx 1,7$

Per  $\omega = \pi/2 \Rightarrow \frac{|e^{j\pi/2}|^2}{|e^{j\pi/2} - 1/4|^2}$

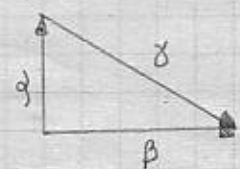


NB: La funzione di trasferimento  $G(z)$  è asintoticamente stabile e quindi il processo di uscita  $y(t)$  è stazionario. Essendo però è stata possibile calcolare il valore medio.

Per  $\omega = \pi \Rightarrow \frac{|e^{j\pi}|^2}{|e^{j\pi} - 1/4|^2} \Rightarrow P_y(\pi) = \frac{\sqrt{1^2 + 0^2}}{\sqrt{5/4^2 + 0^2}} = \frac{1}{1,25} \approx 0,8$

Per  $\omega = \pi/2 \Rightarrow P_y(\pi/2) = \frac{\sqrt{1^2 + 0^2}}{\sqrt{1^2 + 1/4^2}} = \frac{1}{17/16} \approx 0,94$

NB: Ho usato il teorema di Pitagora:



$\delta = \sqrt{1^2 + 1/4^2}$

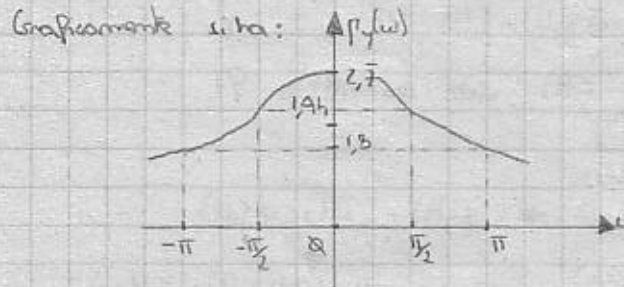
Come si può notare dal grafico dominano le basse frequenze.

b)  $f_2(t) \sim WN(0,1) \Rightarrow y(t) = 1/4 y(t-1) + f_1(t) + f_2(t)$  e quindi:

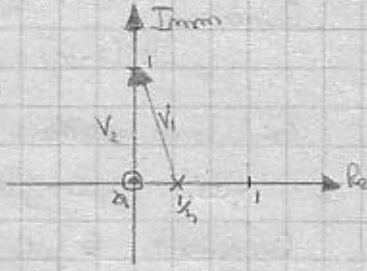
$E[y(t)] = E[1/4 y(t-1) + f_1(t) + f_2(t)] = E[1/4 y(t-1)] + E[f_1(t)] + E[f_2(t)] = E[1/4 y(t-1)]$

Quindi:  $E[y(t)] = 0$ . Calcoliamo lo spettro:  $P_y(\omega) = |G(e^{j\omega})|^2 = \text{Var}(f_1(t)) + \text{Var}(f_2(t))$  perché  $f_1(t)$  ed  $f_2(t)$  sono indipendenti.

Ricordo:  $P_y(\omega) = \left| \frac{e^{j\omega}}{e^{j\omega} - \frac{1}{4}} \right|^2 \cdot (-1 + 1) = \frac{16}{17 - 8\cos\omega} + 1 = \frac{16 + 17 - 8\cos\omega}{17 - 8\cos\omega} = \frac{33 - 8\cos\omega}{17 - 8\cos\omega}$

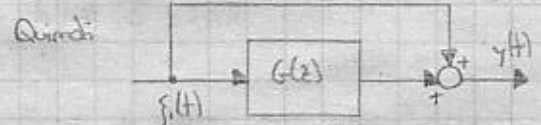
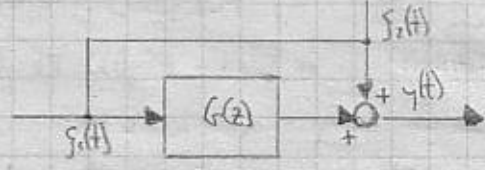


- Per  $\omega=0 \Rightarrow \frac{|e^{j0}|^2}{|e^{j0} - \frac{1}{4}|^2} + 1 = \frac{1}{\frac{9}{16}} + 1 = 1,7 + 1 = 3,7$
- Per  $\omega = \frac{\pi}{2} \Rightarrow \frac{\sqrt{1^2 + (\frac{1}{4})^2}}{\sqrt{1^2}} = 1,94 + 1 = 1,94$
- Per  $\omega = \pi \Rightarrow \frac{\sqrt{(\frac{5}{4})^2}}{\sqrt{1}} = 1,25 + 1 = 1,25$



Anche qui dominanza e base frequenze. Si noti che questo spettro altro non e' che lo spettro calcolato nel punto a moltiplicato di un'unita'.

c) Posto  $f_1(t) = f_2(t) \Rightarrow$

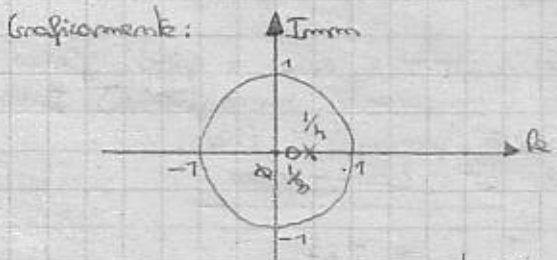


Sistema due blocchi in parallelo, uno con funzione di trasferimento 1 e l'altro con funzione di trasferimento  $G(z)$ .

Ricordo:  $W(z) = G(z) + 1 = \frac{z}{z - \frac{1}{4}} + 1 = \frac{z + z - \frac{1}{4}}{z - \frac{1}{4}} = \frac{2z - \frac{1}{4}}{z - \frac{1}{4}}$

Dunque:

$W(z) = \frac{y(t)}{f_1(t)} = \frac{2z - \frac{1}{4}}{z - \frac{1}{4}} \Rightarrow y(t)(z - \frac{1}{4}) = (2z - \frac{1}{4})f_1(t)$

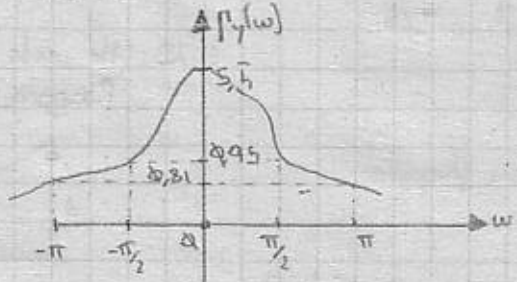


$2y(t) - \frac{1}{4}y(t) = 2f_1(t) - \frac{1}{4}f_1(t)$   
 $y(t) - \frac{1}{4}y(t) = f_1(t) - \frac{1}{8}f_1(t)$   
 $y(t) = \frac{1}{4}y(t-1) + f_1(t) - \frac{1}{8}f_1(t) \Rightarrow$  Valore atteso:

$E[y(t)] = E[\frac{1}{4}y(t-1) + f_1(t) - \frac{1}{8}f_1(t)] = \frac{1}{4}E[y(t-1)] + 2E[f_1(t)] - \frac{1}{8}E[f_1(t)] = \frac{1}{4}E[y(t-1)] \Rightarrow E[y(t)] = 0$

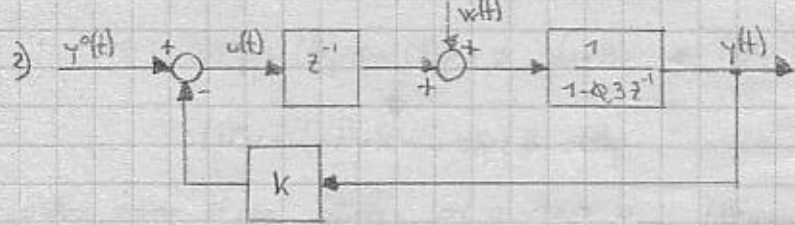
Calcoliamo lo spettro:  $P_y(\omega) = \left| \frac{2e^{j\omega} - \frac{1}{4}}{e^{j\omega} - \frac{1}{4}} \right|^2 = \frac{(2\cos\omega + j2\sin\omega - \frac{1}{4})^2}{(\cos\omega + j\sin\omega - \frac{1}{4})^2} = \frac{4\cos^2\omega + 4\sin^2\omega + \frac{1}{16} - \cos\omega + j2\sin\omega}{\cos^2\omega + \sin^2\omega + \frac{1}{16} - \frac{1}{2}(\cos\omega + j\sin\omega)} = \frac{4 + \frac{1}{16} - \cos\omega}{1 + \frac{1}{16} - \frac{1}{2}\cos\omega} = \frac{65/16 - \cos\omega/16}{17/16 - 8\cos\omega/16} = \frac{65 - \cos\omega}{17 - 8\cos\omega}$

Graficamente si ha:



- Per  $\omega=0 \Rightarrow \frac{|2e^{j0} - \frac{1}{4}|^2}{|e^{j0} - \frac{1}{4}|^2} = \frac{(\frac{7}{4})^2}{\frac{9}{16}} = \frac{49}{9} \approx 5,7$
- Per  $\omega = \frac{\pi}{2} \Rightarrow \frac{\sqrt{1^2 + (\frac{1}{2})^2}}{\sqrt{1^2}} = 1,25 + 1 = 1,25$
- Per  $\omega = \pi \Rightarrow \frac{\sqrt{1,25^2}}{\sqrt{1,25^2}} = 1,25$

Dominanza e base frequenze.



con  $w(t) = w_0 \delta(t)$  e  $y^0(t) = \bar{y}^0$ .

1) Sindi da:  $y(t) = \frac{1}{1-0.3z^{-1}} I$ , con  $I = w(t) + z^{-1}u(t)$

$$y(t) = \left( \frac{1}{1-0.3z^{-1}} \right) (w(t) + z^{-1}u(t))$$

Quindi:  $(1-0.3z^{-1})y(t) = w(t) + z^{-1}u(t)$

$$y(t) - 0.3z^{-1}y(t) = w(t) + z^{-1}u(t) \quad \text{con } z^{-1}u(t) = u(t-1)$$

$$y(t) = 0.3y(t-1) + w(t) + u(t-1) \rightarrow \text{eq. alle ricorrente.}$$

- 1) Scrivere equazione del sistema di controllo.
- 2) Disegnare luogo dei poli in anello chiuso.
- 3) Per  $K \in (k_1, k_2)$  si calcoli valore atteso di  $\Delta$  (varianza tra  $y(t)$  e  $\bar{y}^0$  al regime). Per quale  $K^*$ , tale valore è minimo?
- 4) Per  $\bar{y}^0 = 0 \Rightarrow \text{Var}[y(t)]$  e  $K^*$  per cui tale varianza è minima.
- 5) Progettare sistema di controllo a minima varianza.

2) Scriviamo la funzione di trasferimento d'anello. Quindi:  $L(z) = z^{-1} \cdot K \cdot \frac{1}{1-0.3z^{-1}} = \frac{z^{-1}K}{1-0.3z^{-1}} = \frac{K}{z-0.3}$   
 Da tale funzione si ricava:  
 Sindi da:  $F(z) = \frac{B(z)}{1+L(z)}$  = funzione di trasferimento da  $y(t)$  a  $y^0(t)$ , con  $B(z) = z^{-1} \frac{1}{1-0.3z^{-1}}$

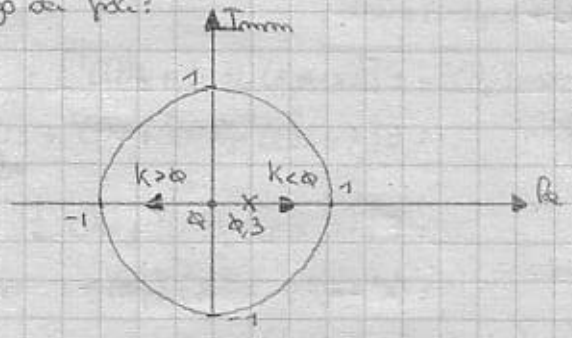


$$\frac{y(t)}{u(t)} = H(z) = \frac{G(z)}{1+V(z)G(z)} \quad \text{con } L(z) = V(z)G(z)$$

Buò:  $1+L(z) = 0 \Rightarrow 1+V(z)G(z) = 0 \Rightarrow$  nel nostro caso:

$$\text{Quindi: } \frac{z-0.3+K}{z-0.3} = 0 \Rightarrow z-0.3+K=0 \Rightarrow z=0.3-K$$

Luogo dei poli:



Sindi da R sistema è asintoticamente stabile quando:  
 $|z| = |0.3 - K| < 1 \Rightarrow -0.7 \leq K \leq 1.3$

3) Sindi:  $\bar{\Delta} = |E[y(t) - \bar{y}^0]| \Rightarrow$  Dobbiamo prima calcolare la funzione di trasferimento da  $y^0$  a  $y$ .  
 Quindi:

Dato che  $w(t)$  ha valore atteso nullo si ha:

$$E[y(t)] = \frac{1}{1-0.3+K} \bar{y}^0$$

$$\bar{\Delta} = |E[y(t) - \bar{y}^0]| = |E[y(t)] - \bar{y}^0|$$

$$\bar{\Delta} = \left| \frac{1}{1-0.3+K} \bar{y}^0 - \bar{y}^0 \right|$$

$$\text{visto che } E[y(t)] = \frac{1}{1-0.3+K} \bar{y}^0$$

Infatti:

$$y(t) = \frac{1}{z-0.3+K} y^0(t) \Rightarrow$$

$$\begin{aligned} y(t) &= \frac{z^{-1}}{1-0.3z^{-1}} y^0(t) + \frac{1}{1+\frac{z^{-1}}{1-0.3z^{-1}}K} w(t) = \\ &= \frac{z^{-1}}{1-0.3z^{-1}} y^0(t) + \frac{1}{\frac{1-0.3z^{-1}+z^{-1}K}{1-0.3z^{-1}}} w(t) = \\ &= \frac{z^{-1}}{1-0.3z^{-1}+Kz^{-1}} y^0(t) + \frac{1}{1-0.3z^{-1}+z^{-1}} w(t) = \\ &= \frac{z^{-1}}{1-z^{-1}(0.3+K)} y^0(t) + \frac{1}{1-z^{-1}(-0.3+1)} w(t) = \\ &= \frac{1/2}{1-\frac{1}{2}(0.3+K)} y^0(t) + \frac{1}{1-\frac{1}{2}(-0.3+K)} w(t) = \\ &= \frac{1}{z-0.3+K} y^0(t) + \frac{z}{z+0.3-K} w(t) \end{aligned}$$

$$y(t)(z - 0,3 + k) = y^0(t) \Rightarrow zy(t) - 0,3y(t) + ky(t) = y^0(t) \Rightarrow y(t+1) = 0,3y(t) - ky(t) + y^0(t)$$

Quindi:

$$y(t) - 0,3y(t-1) + ky(t-1) = y^0(t)$$

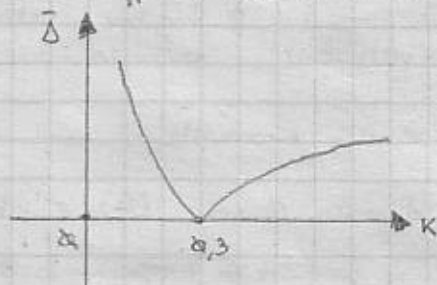
$$y(t) = 0,3y(t-1) - ky(t-1) + y^0(t)$$

$$y(t)(1 - 0,3 + k) = y^0(t) \Rightarrow y(t) = \frac{1}{1 - 0,3 + k} y^0(t)$$

a questo si ha però per il valore atteso  $y$  oppure  $y(t-1)$  non ha alcuna importanza

$$\text{Però: } \bar{\Delta} = \left| \frac{1}{1 - 0,3 + k} \bar{y}^0 - \bar{y}^0 \right| = \left| \frac{0,3 - k}{0,7 - k} \bar{y}^0 \right|$$

Per  $k^*$  il valore atteso appena calcolato è minimo. Questo  $k^*$  è 0,3. Graficamente:



ANDAMENTO QUANTITATIVO.

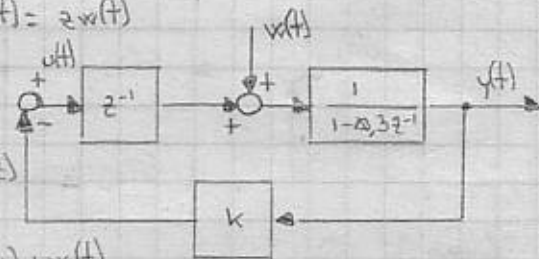
1) Posto  $\bar{y}^0 = 0 \Rightarrow$  si viene:  $y(t) = \frac{z}{z + 0,3 - k} w(t) \Rightarrow (z + 0,3 - k)y(t) = zw(t)$

Impatto solo da funzione di trasferimento da  $w(t)$  a  $y(t)$  rimane valida. Graficamente:

Quindi:

$$zy(t) + 0,3y(t) - ky(t) = zw(t) \Rightarrow y(t+1) + 0,3y(t) - ky(t) = zw(t)$$

$$y(t+1) = -0,3y(t) + ky(t) + zw(t) \Rightarrow y(t) = -0,3y(t-1) + ky(t-1) + w(t)$$



A questo punto calcoliamo la varianza di  $y(t)$ :  $\text{Var}[y(t)] = E[(k - 0,3)y(t-1) + w(t)]^2 =$

Questo accade perché:

$$E[y(t)] = E[(k - 0,3)y(t-1)] + E[w(t)] = E[(k - 0,3)y(t-1)]$$

$$\Downarrow$$

$$E[y(t)] = 0$$

$$= E[(k - 0,3)^2 y(t-1)^2 + w(t)^2 + 2(k - 0,3)w(t)y(t-1)]$$

$$= E[(k - 0,3)^2 y(t-1)^2 + w(t)^2] =$$

$$= (k^2 + 0,09 - 0,6k) \delta_y(\omega) + 1 \quad \text{con } \delta_y(\omega) = \text{Var}$$

$$\text{Quindi: } \delta_y(\omega) - (k^2 + 0,09 - 0,6k) \delta_y(\omega) = 1 \Rightarrow \delta_y(\omega)(1 - (k^2 + 0,09 - 0,6k)) = 1$$

La varianza appena trovata è minima quando

$$\delta_y(\omega) = 1, \text{ cioè } k^2 + 0,09 - 0,6k = 0 \Rightarrow \underline{k = 0,3}$$

Infatti:

$$\Delta = b^2 - 4ac = (0,6)^2 - 4 \cdot 1 \cdot 0,09 = 0,36 - 0,36 = 0$$

$$\Downarrow$$

$$k_{1,2} = \frac{0,6 \pm \sqrt{0}}{2} = 0,3$$

Quindi:

$$\underline{k = 0,3 = k^0}$$

$$\delta_y(\omega) = \frac{1}{(1 - (k^2 + 0,09 - 0,6k))}$$

3) Il controllo a minima varianza prende che:  $J = E[(y(t+1) - y^0)^2]$  sia minima. Essa è tale se  $\hat{y}(t+1|t) = y^0(t)$  ovvero  $\hat{y}(t+1|t) = 0,3y(t) + u(t) \Rightarrow 0,3y(t) + u(t) = y^0(t)$  e quindi:  $\underline{u(t) = y^0(t) - 0,3y(t)}$ .