

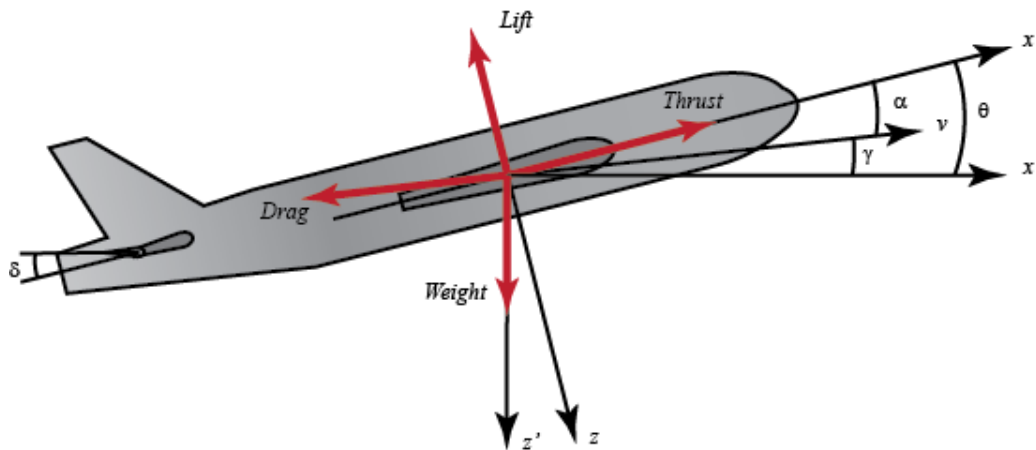
# Esame di “FONDAMENTI DI AUTOMATICA” (6 CFU) / “CONTROLLI AUTOMATICI”

Prova scritta – 20 luglio 2018

## SOLUZIONE

### ESERCIZIO 1.

Si consideri il modello semplificato della dinamica longitudinale di un aereo, con particolare riferimento al movimento rispetto all'angolo di beccheggio (*pitch angle*) schematizzato dalla seguente figura:



[Fonte: Control Tutorials for Matlab&Simulink, <http://ctms.engin.umich.edu>]

e descritto dalle seguenti equazioni differenziali:

$$\dot{\alpha} = -2\alpha + C_q q + 2\delta$$

$$\dot{q} = -\alpha - 4q + \delta$$

$$\dot{\theta} = C_q q$$

nelle quali  $\alpha$  è il cosiddetto angolo di attacco,  $q$  è la velocità dell'angolo di beccheggio,  $\theta$  è l'angolo di beccheggio e  $\delta$  è l'inclinazione dell'ala di controllo posteriore, mentre  $C_q$  è una costante che va sostituita con l'ULTIMA cifra (a destra) del numero di matricola dello studente (se questa cifra è 0, la si sostituisca con 5).

Si determini il corrispondente modello dinamico nello spazio degli stati, del tipo:

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t); y(t) = Cx(t) + Du(t)$$

fissando le seguenti scelte per stato, ingresso e uscita:

$$x_1 = \alpha; \quad x_2 = q; \quad x_3 = \theta; \quad u = \delta; \quad y = \theta;$$

e si verifichi se il sistema sia o meno completamente controllabile, calcolando la matrice di raggiungibilità ed il relativo rango.

**N.B.:** tutte le soluzioni richieste vanno determinate sostituendo fin dall'inizio  $C_q$  con l'ULTIMA cifra (a destra) del numero di matricola dello studente (se questa cifra è 0, la si sostituisca con 5).

### RISPOSTA:

**N.B.:** fornita in funzione del numero di matricola dello studente.

Le equazioni sono di fatto già in forma compatibile con la scrittura del modello differenziale ingresso-stato-uscita, con matrici  $A$  e  $B$ :

$$A = \begin{bmatrix} -2 & C_q & 0 \\ -1 & -4 & 0 \\ 0 & C_q & 0 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 2 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Le matrici  $C$  e  $D$  si ottengono in modo immediato considerando l'uscita  $y = \theta = x_1$ : poiché tale uscita non dipende dall'ingresso  $D = 0$  (sistema puramente dinamico) e la matrice di dimensione  $1 \times 3$  che estrae la terza variabile dal vettore di stato è:

$$C = [0 \quad 0 \quad 1]$$

Per l'analisi di controllabilità, la matrice di interesse è:

$$P = [B \quad AB \quad A^2B] = \begin{bmatrix} 2 & C_q - 4 & 8 - 8C_q \\ 1 & -6 & 28 - C_q \\ 0 & C_q & -6C_q \end{bmatrix}$$

Che risulta avere  $\text{rango}(P) = 2$  (cioè sistema NON completamente controllabile) per qualsiasi possibile valore di  $C_q$ , quindi per qualsiasi numero di matricola dello studente. Infatti, anche considerando l'espressione simbolica riportata sopra si può notare che:

- Indicando con  $p_1$ ,  $p_2$  e  $p_3$  le tre colonne di  $P$  a partire da sinistra, l'elemento della terza riga della colonna  $p_3$  corrisponde a quello della colonna  $p_2$ , se moltiplicato per -6.

- Dato il fattore moltiplicativo  $-6$  per la colonna  $p_2$ , si può verificare che sommando a questa la  $p_1$  moltiplicata per  $(-8 - C_q)$ , fattore che può essere ottenuto analizzando la combinazione lineare degli elementi nella prima riga, l'intera colonna  $p_3$  risulta linearmente dipendente da  $p_1$  e  $p_2$   
(i.e.  $p_3 = (-8 - C_q) p_1 - 6 p_2$ )

## ESERCIZIO 2.

Per il sistema con i valori numerici indicati nell'Esercizio 1, si progetti una retroazione stato-ingresso (i.e.  $u = Hx + v$ ), in modo tale che:

- gli autovalori assegnabili del sistema chiuso in retroazione siano tutti reali e distinti;
- il più lento di tali autovalori abbia tempo di assestamento (al 5%) di 3 secondi e gli altri assegnabili abbiano valori assoluti progressivi di una unità (es.  $-1$ ,  $-2$ , ecc.).

## RISPOSTA:

Poiché la matrice di raggiungibilità ha rango 2, (v. Esercizio 1) è possibile assegnare solo due degli autovalori del sistema chiuso in retroazione con una retroazione stato-ingresso. Gli autovalori desiderati sono determinati dalle specifiche dell'esercizio ricordando che il tempo di assestamento al 5% del modo corrispondente ad un autovalore reale è:

$$T_a = -\frac{3}{\lambda} \quad \Rightarrow \quad \lambda = -\frac{3}{T_a}$$

Pertanto, per avere  $T_a = 3$ , l'autovalore più lento deve essere pari a  $\lambda_1 = -1$ , mentre l'altro devono essere:  $\lambda_2 = -2$ . Il terzo autovalore, non assegnabile, risulterà determinato dalla struttura della matrice  $A + BH$ .

Con tale scelta, il polinomio caratteristico desiderato per il sistema chiuso in retroazione deve essere:

$$\begin{aligned} p_{des}(\lambda) &= (\lambda - \lambda_1)(\lambda - \lambda_2) = \\ &= (\lambda + 1)(\lambda + 2) = \lambda^2 + 3\lambda + 2 \end{aligned}$$

La matrice  $H$  del controllore deve essere di dimensione  $1 \times 3$ , cioè  $H = [h_1 \ h_2 \ h_3]$ , pertanto la matrice del sistema chiuso in retroazione con i coefficienti incogniti di  $H$  risulta:

$$A + BH = \begin{bmatrix} 2h_1 - 2 & C_q + 2h_2 & 2h_3 \\ h_1 - 1 & h_2 - 4 & h_3 \\ 0 & C_q & 0 \end{bmatrix}$$

Di conseguenza, il polinomio caratteristico del sistema chiuso in retroazione risulta:

$$\begin{aligned}
 p(\lambda) &= \det(\lambda I - A - BH) = \\
 &= \lambda \{ \lambda^2 + (6 - 2h_1 - h_2)\lambda + [C_q + 8 - (8 + C_q)h_1 - C_q h_3] \}
 \end{aligned}$$

Come si può notare, il fatto che risulti il termine costante nullo e quindi si possa raccogliere un termine  $\lambda$  significa che il sistema ad anello chiuso ha un autovalore  $= 0$  non modificabile dal controllo. Uguagliando quindi i coefficienti dei termini di pari grado nel polinomio caratteristico desiderato e nella parte di polinomio caratteristico del sistema chiuso in retroazione dipendente da  $H$  si ottengono i vincoli di progetto:

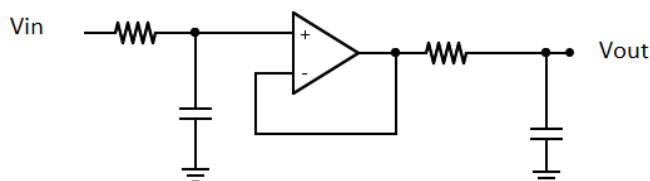
$$\begin{aligned}
 6 - 2h_1 - h_2 &= 3 \\
 8 + C_q - (8 + C_q)h_1 - C_q h_3 &= 2
 \end{aligned}$$

**NOTA BENE:** il sistema di equazioni da risolvere ha 2 vincoli e 3 incognite, pertanto risulta avere infinite soluzioni. La struttura delle soluzioni dipende dall'ordine con il quale si scelga di ricavare una incognita per ottenere le altre. AD ESEMPIO, una possibile scelta di comodo può essere ricavare  $h_2$  e  $h_3$  in funzione di  $h_1$  (che risulterà quindi arbitrario), in quanto questa compare in entrambe le equazioni di vincolo:

$$H = \begin{bmatrix} \text{arb.} & 3 - 2h_1 & (C_q - 8h_1 - C_q h_1 + 6)/C_q \end{bmatrix}$$

### ESERCIZIO 3.

Un sistema costituito dal circuito elettronico del tipo mostrato a fianco risulta avere il seguente modello nello spazio degli stati:



$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t); y(t) = Cx(t)$$

con:

$$A = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 1 & -P_s \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \quad C = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix}$$

dove  $P_s$  è una costante che va sostituita con la **PENULTIMA** cifra (a destra) del numero di matricola dello studente (se questa cifra è **1**, la si sostituisca con **2**).

Si determini la risposta impulsiva del sistema considerato.

**RISPOSTA:**

La risposta impulsiva del sistema è calcolabile con la formula:

$$W(t) = C e^{At} B =$$

Notando che gli autovalori della matrice  $A$  sono  $-1$  e  $-P_s$  ed applicando il metodo del polinomio interpolante per il calcolo dell'esponenziale della matrice  $A$ , si ottiene:

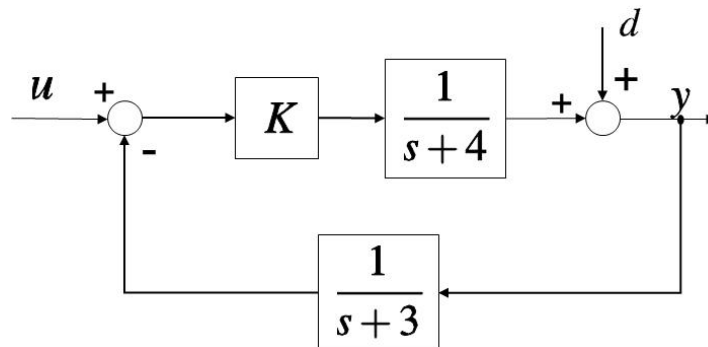
$$e^{At} = \begin{bmatrix} e^{-t} & 0 \\ \frac{1}{P_s-1} (e^{-t} - e^{-P_s t}) & e^{-P_s t} \end{bmatrix}$$

Pertanto il risultato finale **in funzione del numero di matricola dello studente** è:

$$W(t) = \frac{1}{P_s-1} (e^{-t} - e^{-P_s t})$$

#### ESERCIZIO 4.

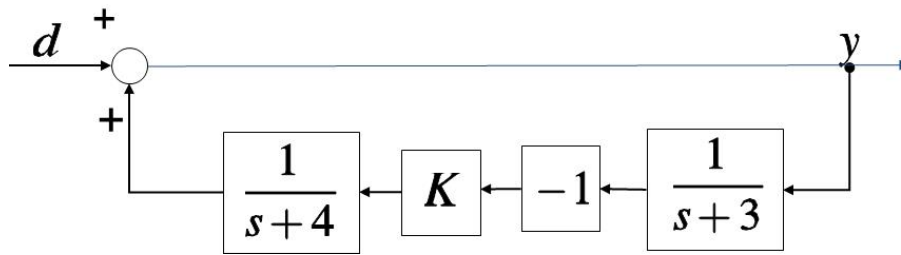
Dato il sistema costituito dal seguente diagramma a blocchi:



si determini il valore di  $K$  tale per cui  $y(t) \rightarrow 0,1$  per  $t \rightarrow \infty$ , imponendo  $u(t) = 0$  ed applicando un gradino unitario al segnale  $d(t)$  (cioè:  $D(s) = 1/s$ ).

#### RISPOSTA:

Ponendo  $u(t) = 0$  e ridisegnando il diagramma a blocchi in modo da evidenziare la relazione ingresso uscita tra  $y$  e  $d$ , si ottiene

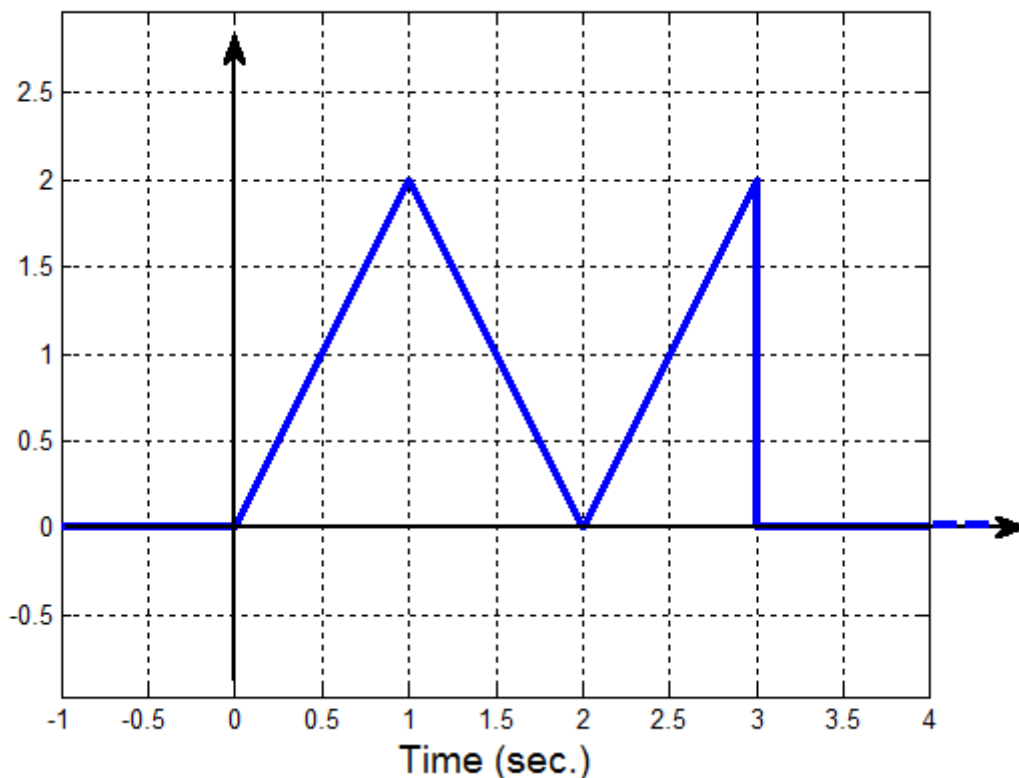


Si noti che il nodo sommatore a sinistra nel diagramma iniziale è stato sostituito con il blocco -1 nel ramo di retroazione, perciò di fatto si tratta ancora di un anello con retroazione negativa. Risolvendo l'anello per ottenere la funzione di trasferimento  $G_{cl}(s)$ , applicando il teorema del valore finale al segnale  $Y(s) = G_{cl}(s) D(s)$  ed imponendo il vincolo fornito dal testo si ottiene:

$$K = 108$$

### ESERCIZIO 5.

Si calcoli la trasformata di Laplace del segnale  $f(t)$  il cui andamento nel tempo è descritto dalla seguente figura:



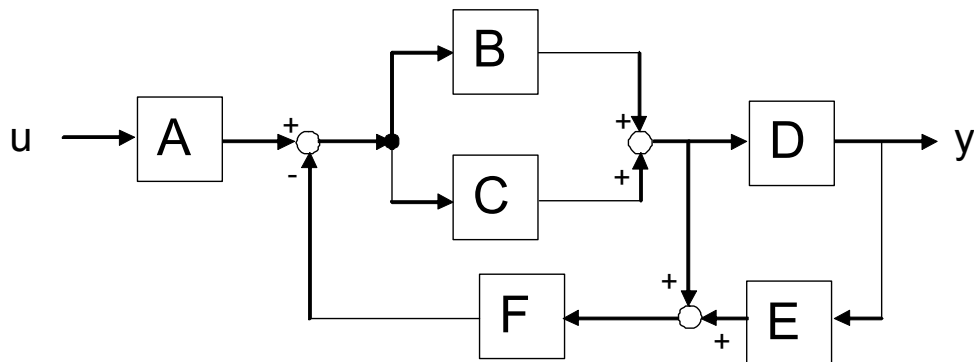
**RISPOSTA:**

$$F(s) = 2/s^2 + e^{-1s} (-4 / s^2) + e^{-1s} (4 / s^2) + e^{-1s} (-2 / s - 2 / s^2)$$

---

### ESERCIZIO 6.

Dato il sistema costituito dal seguente diagramma a blocchi:



Si determini la funzione di trasferimento tra Y e U:

**RISPOSTA:**

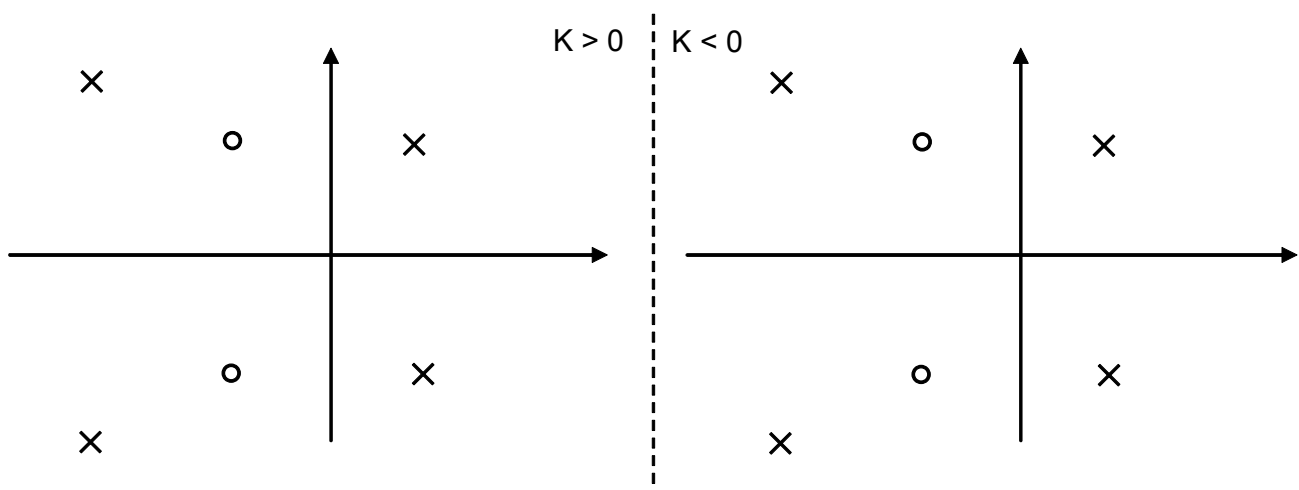
$$Y / U = A [ (B + C) D ] / [ 1 + (B + C) D F ( E + 1 / D ) ]$$

Si noti che il punto di diramazione precedente al blocco D può essere spostato a valle del blocco D stesso, moltiplicandolo per la FdT ( $1 / D$ ), che risulta essere in parallelo al blocco E. Con questo spostamento il diagramma può essere ridotto osservando che B e C sono in parallelo tra loro e che il ramo di retroazione include il blocco F ed appunto il parallelo tra E e  $1 / D$ .

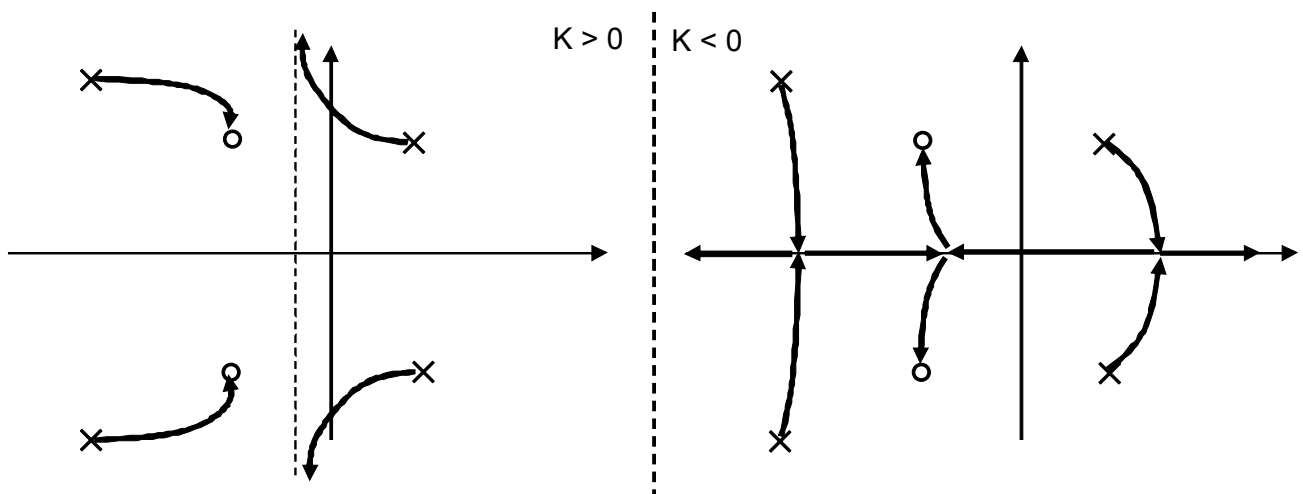
---

### ESERCIZIO 7.

Si tracci l'andamento qualitativo del luogo delle radici del sistema con poli (x) e zeri (o) della funzione di trasferimento d'anello come indicato in figura:

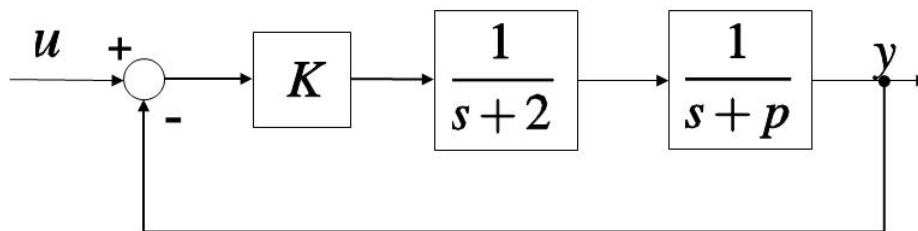


**RISPOSTA:**



### ESERCIZIO 8.

Dato il sistema costituito dal diagramma a blocchi della seguente figura:



si progettino i valori di  $K$  e  $p$  in modo che il sistema in retroazione abbia tempo di assestamento  $T_a = 3$  secondi e coefficiente di smorzamento  $\delta = 0,1$

**RISPOSTA:**

Il denominatore ad anello chiuso risulta:

$$s^2 + (p + 2) s + 2 p + K$$

che è direttamente confrontabile con quello tipico di un sistema del secondo ordine ponendo i vincoli:

$$p + 2 = 2 \delta \omega_n \quad 2 p + K = \omega_n^2$$

Il primo dei due permette di calcolare  $p$ , poiché il tempo di assestamento di un sistema del secondo ordine è:

$$T_a = \frac{3}{\delta \omega_n}$$

$$\rightarrow \delta \omega_n = 1 \rightarrow p + 2 = 2 \rightarrow p = 0$$

Mentre imponendo il coefficiente di smorzamento richiesto si ha che

$$\omega_n = 10 \rightarrow \omega_n^2 = 100 \rightarrow K = 100$$

### ESERCIZIO 9.

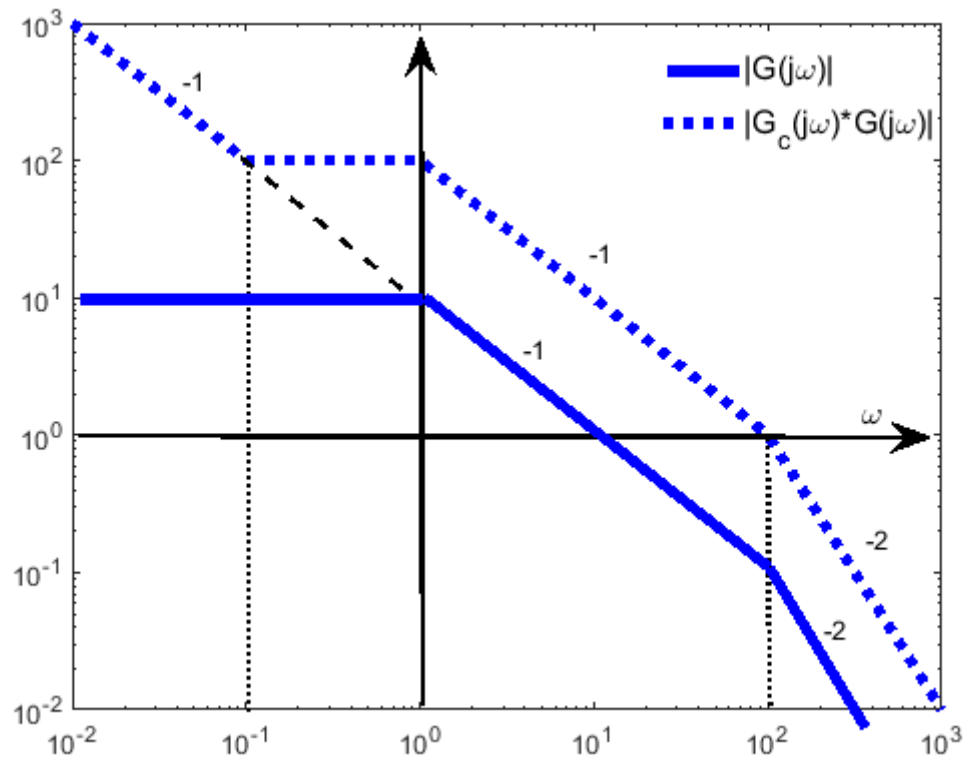
Dato lo stesso sistema dell'Esercizio 7, ma nel quale indipendentemente dal risultato calcolato come soluzione si sostituisca **p** con l'**ULTIMA (a destra) cifra del numero di matricola dello studente (se questa cifra è 0, la si sostituisca con 5)**, si determinino i valori di K tali per cui il sistema in retroazione risulti asintoticamente stabile.

**RISPOSTA:**

$$K > -4p - p^2$$

### ESERCIZIO 10.

Dato il diagramma di Bode dei moduli descritto dalla seguente figura:



Si calcolino  $G(s)$  e  $G_c(s)$ , considerate entrambe a fase minima.

**RISPOSTA:**

$$G(s) = \frac{10}{(1+s)\left(1+\frac{s}{100}\right)}$$

$$G_c(s) = \frac{\left(1+\frac{s}{10^{-1}}\right)}{s}$$


---