

# Automatsko upravljanje

## 3. domaća zadaća

Frekvencijske karakteristike sustava, polovi i nule sustava

### Zadatak 1

$$G(s) = 28 \frac{s+1}{(s+2)(s+7)}$$

(a) Za Bodeov dijagram potrebno je funkciju napisati na sljedeći način:

$$G(s) = 28 \frac{1 + \frac{s}{1}}{2 \left(1 + \frac{s}{2}\right) \cdot 7 \left(1 + \frac{s}{7}\right)} \rightarrow G(j\omega) = 2 \frac{1 + j\frac{\omega}{1}}{\left(1 + j\frac{\omega}{2}\right) \left(1 + j\frac{\omega}{7}\right)}$$

$$G(j\omega) = G_1(j\omega) G_2(j\omega) G_3(j\omega) G_4(j\omega)$$

→  $G_1(j\omega) = 2$  - Za amplitudni dio ovo je pravac nagiba 0 vrijednosti 20 log(2) dB. Obzirom da je  $2 > 1$ , onda je za fazni dio ovo pravac nagiba 0 i iznosa  $0^\circ$ .

→  $G_2(j\omega) = 1 + j\frac{\omega}{1}$  - Za amplitudni dio ovo je pravac nagiba 0 i vrijednosti 0 dB do presječne frekvencije, dok je od presječne frekvencije ovo pravac nagiba +20 dB/dek. Za fazni dio vrijedi:

$$\angle G_2(j\omega) = \arctg\left(\frac{\frac{\omega}{1}}{1}\right) = \arctg \omega$$

Obzirom da se nalazimo u I. kvadrantu, onda su kutevi između  $0^\circ$  i  $90^\circ$ . Imamo:

$$\omega \ll \omega_{l2} \rightarrow \angle G_2(j\omega) = \arctg 0 = 0^\circ$$

$$\omega = \omega_{l2} = 1 \text{ s}^{-1} \rightarrow \angle G_2(j\omega) = \arctg 1 = 45^\circ$$

$$\omega \gg \omega_{l2} \rightarrow \angle G_2(j\omega) = \arctg \infty = 90^\circ$$

Crta se kroz dvije dekade.

→  $G_3(j\omega) = \frac{1}{1+j\frac{\omega}{2}}$  - Za amplitudni dio ovo je pravac nagiba 0 i vrijednosti 0 dB do presječne frekvencije, dok je od presječne frekvencije ovo pravac nagiba -20 dB/dek. Za fazni dio vrijedi (racionalizirajte izraz!):

$$\angle G_3(j\omega) = \arctg\left(\frac{-\frac{\omega}{2}}{1}\right) = \arctg\left(-\frac{\omega}{2}\right)$$

Obzirom da se nalazimo u IV. kvadrantu, onda su kutevi između  $0^\circ$  i  $-90^\circ$ . Imamo:

$$\omega \ll \omega_{l3} \rightarrow \angle G_3(j\omega) = \arctg 0 = 0^\circ$$

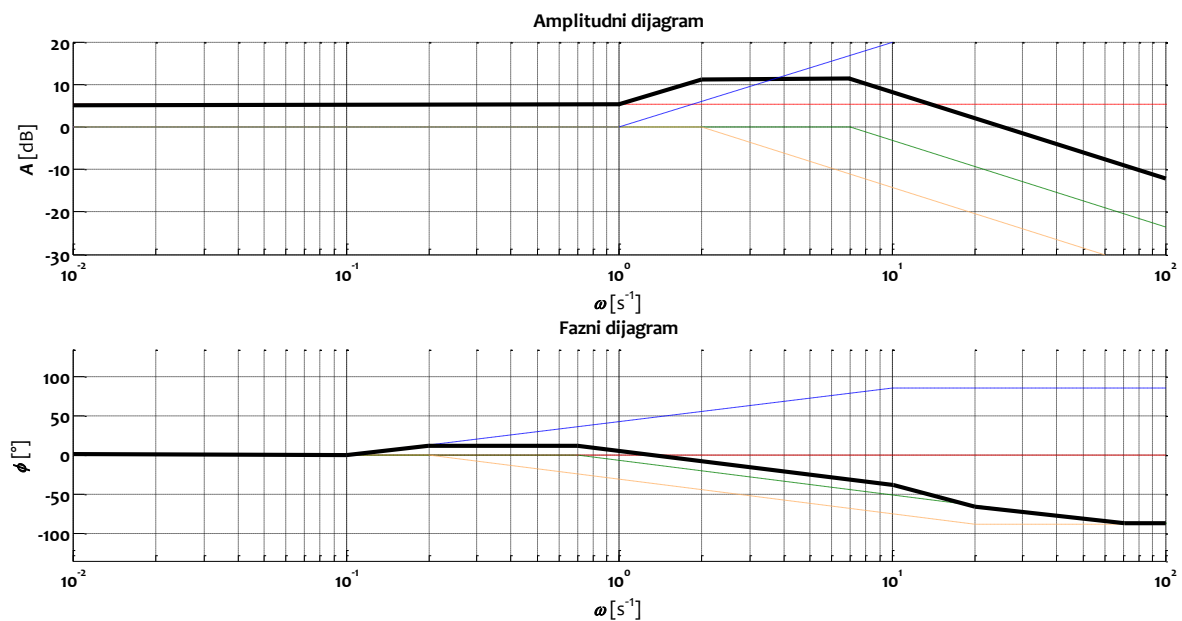
$$\omega = \omega_{l3} = 2 \text{ s}^{-1} \rightarrow \angle G_3(j\omega) = \arctg(-1) = -45^\circ$$

$$\omega \gg \omega_{l3} \rightarrow \angle G_3(j\omega) = \arctg(-\infty) = -90^\circ$$

Crta se kroz dvije dekade.

→  $G_4(j\omega) = \frac{1}{1+j\frac{\omega}{7}}$  - Isto kao i za  $G_3(j\omega)$  samo što vrijedi za presječnu frekvenciju  $\omega_{l4} = 7 \text{ s}^{-1}$ .

Na slici 1 prikazan je Bodeov dijagram aproksimiran pravcima.

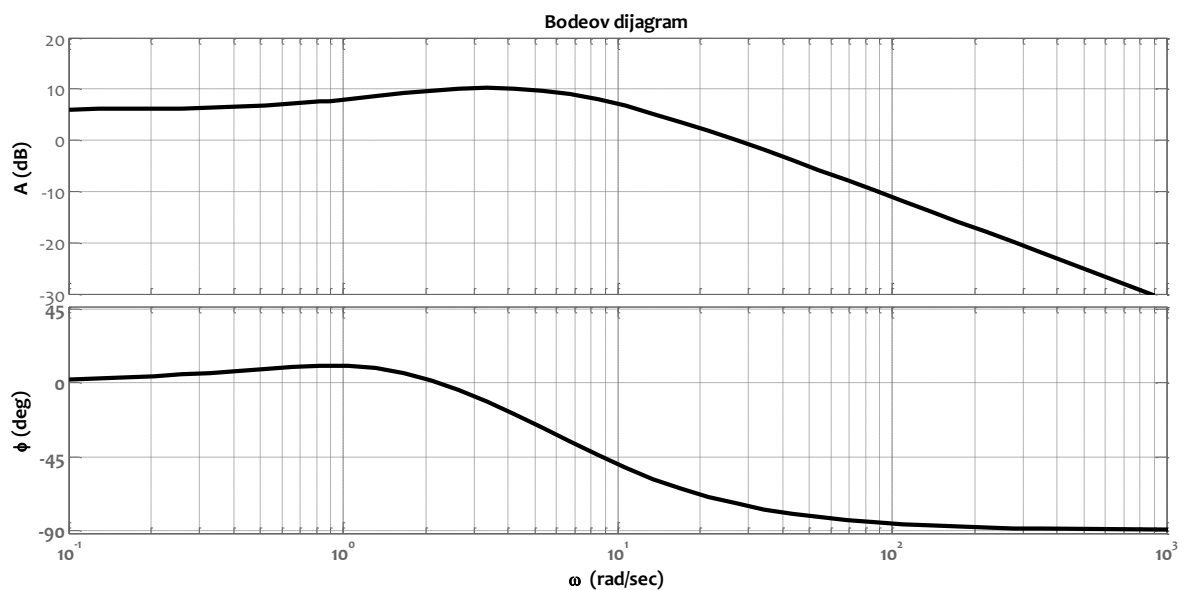


Slika 1: Bodeov dijagram aproksimiran pravcima

(b) Provjera u Matlabu se obavlja na sljedeći način:

```
>> B = [28 28]; % Brojnik prijenosne funkcije.
>> N = [1 9 14]; % Nazivnik prijenosne funkcije.
>> bode(B,N)
>> grid on
```

Na slici 2 prikazan je Bodeov dijagram dobiven u Matlabu.



Slika 2: Bodeov dijagram dobiven u Matlabu

(c) i (d) Za izradu Nyquistovog dijagrama potrebno je funkciju  $G(j\omega)$  prikazati kao  $G(j\omega) = Re(\omega) + jIm(\omega)$ :

$$G(j\omega) = \frac{392 + 224\omega^2}{(14 - \omega^2)^2 + 81\omega^2} + j \frac{140\omega - 28\omega^3}{(14 - \omega^2)^2 + 81\omega^2}$$

Sada se nađu karakteristične točke:

$$Re(0) = 2 \quad Im(0) = 0$$

$$Re(\infty) = 0 \quad Im(\infty) = 0$$

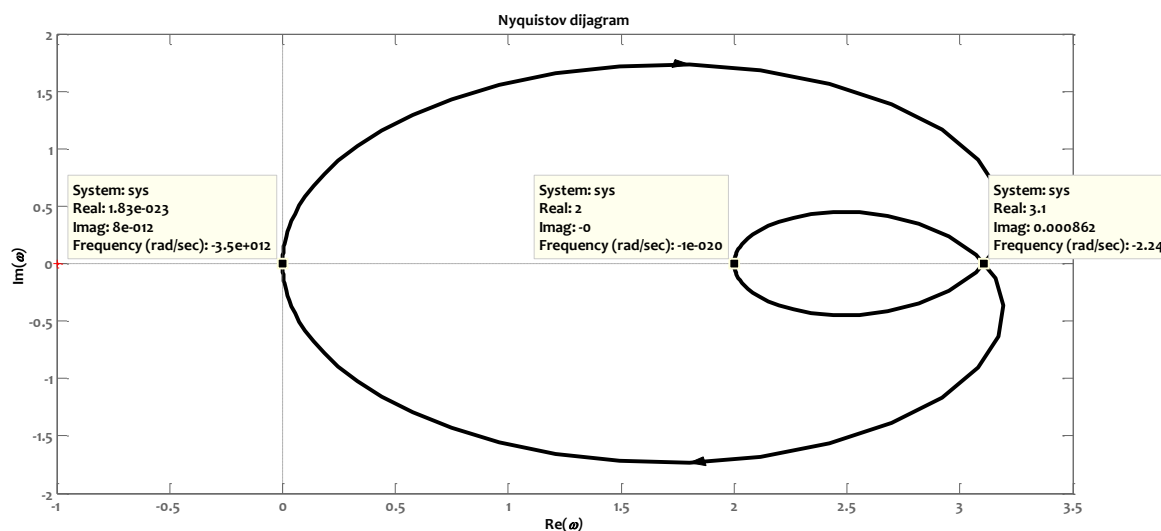
$$Re(\omega) = 0 \rightarrow \text{Ne postoji takav } \omega.$$

$$Im(\omega) = 0 \rightarrow \omega = \sqrt{5} \rightarrow Re(\sqrt{5}) = 3.1$$

Kada ste dobili karakteristične točke, nacrtate Nyquistov dijagram. U Matlabu se to radi na sljedeći način:

```
>> B = [28 28]; % Brojnik prijenosne funkcije.
>> N = [1 9 14]; % Nazivnik prijenosne funkcije.
>> nyquist(B,N)
>> grid on
```

Na slici 3 prikazan je Nyquistov dijagram dobiven u Matlabu.



Slika 3: Nyquistov dijagram

Bitno je primijetiti da Matlab crta Nyquistov dijagram i za negativne kružne frekvencije, te se dobije zrcalna slika s obzirom na  $x$ -os! Ako se promatraju samo  $\omega \geq 0$ , onda se dobije Nyquistov dijagram čiju gornju zrcalnu sliku zanemarimo.

- (e) Ukoliko je pobuda zadana na sljedeći način kao  $u(t) = A \sin(\omega_0 t + \varphi_0)$  i ako je poznata prijenosna funkcija, može se dobiti odziv kao  $y(t) = A |G(j\omega_0)| \sin[(\omega_0 t + \varphi_0) + \angle G(j\omega_0)]$ . Iz toga slijedi:

$$A |G(j\omega_0)| = 7$$

$$\angle G(j\omega_0) = -\frac{\pi}{3}$$

Iz druge jednadžbe moguće je dobiti  $\omega_0$ :

$$\angle G(j\omega_0) = \arctg \frac{Im(\omega_0)}{Re(\omega_0)} = -\frac{\pi}{3}$$

$$\frac{Im(\omega_0)}{Re(\omega_0)} = -\sqrt{3}$$

$$\frac{140\omega_0 - 28\omega_0^3}{392 + 224\omega_0^2} + \sqrt{3} = 0$$

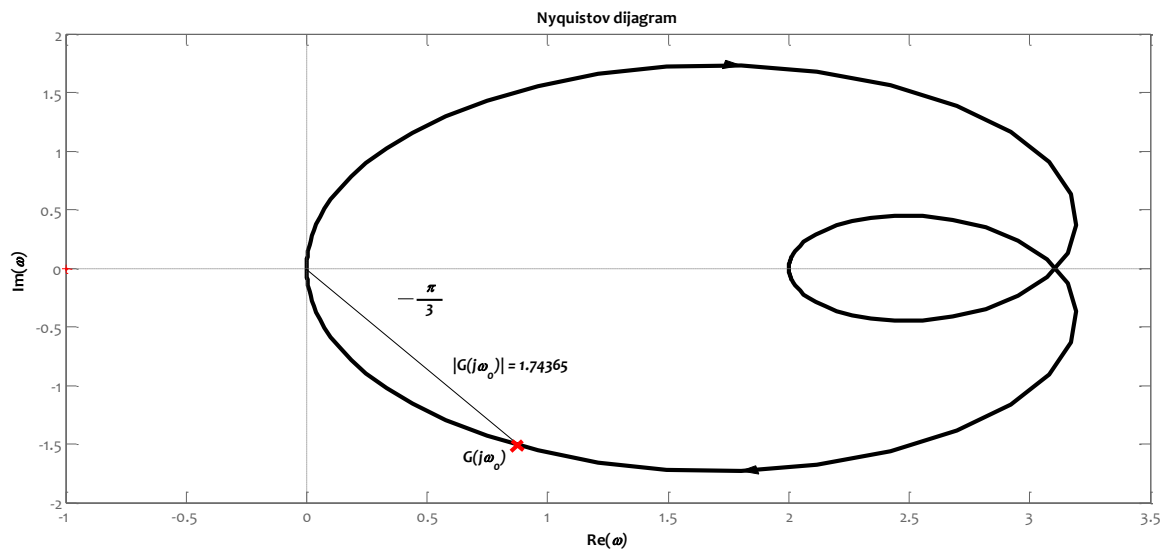
Svi oni koji imaju Matlab 7.8.0 (R2009a), a ne imaju instaliran Symbolic Toolbox, naići će na problem pri rješavanju zadatka. Inače, kod za Matlab je sljedeći:

```
>> syms w; % Definiranje simboličke varijable.
>> solve('(140*w - 28*(w^3))/(392 + 224*(w^2)) + sqrt(3)') % izraz = 0.
```

Rješenje je  $\omega_0 = 14.3237 \text{ s}^{-1}$ . Za taj  $\omega_0$  je  $A$  jednak:

$$A = \frac{7}{|G(j\omega_0)|} = 4.01456$$

(f) Na slici 4 prikazan je Nyquistov dijagram sa označenima  $G(j\omega_0)$ ,  $|G(j\omega_0)|$  i  $\angle G(j\omega_0)$ .



Slika 4: Nyquistov dijagram sa označenom točkom

(g) Ovdje je potrebno znati rješavati jednadžbe pravaca kod logaritamske skale. Najprije moramo, za fazu od  $-\frac{\pi}{3}$ , naći  $\omega_0$ , a ta točka nalazi se na pravcu nagiba  $-90^\circ/\text{dek}$ . Jednadžba pravca zapisuje se kao i uvijek,  $y - y_1 = k(x - x_1)$ , s time da  $y$  predstavlja iznos u stupnjevima a  $x$  predstavlja eksponent od 10. Znači, ako je vaš  $\omega = 10 = 10^1$ , onda je  $x = 1$ , a ako je vaš  $\omega = 15 = 10^{\log 15}$ , onda je  $x = \log 15$ .

Iz Bodeova dijagrama aproksimiranoga pravcima, poznato je da za frekvenciju  $\omega = 70$  imamo fazu  $-90^\circ$  i ta točka nalazi se na pravcu nagiba  $-45^\circ/\text{dek}$ . Možemo sada naći fazu na frekvenciji  $\omega = 20$ :

$$y - y_1 = k(x - x_1) \rightarrow y + 90 = -45(x - \log 70)$$

$$y = -90 - 45(\log 20 - \log 70) = -65.516938^\circ$$

Sada, da bismo našli frekvenciju za fazu  $-\frac{\pi}{3} = -60^\circ$ , uvrstimo točke u sljedeću jednadžbu:

$$\begin{aligned} y - y_1 &= k(x - x_1) \rightarrow y + 65.516938 = -90(x - \log 20) \\ -60 + 65.516938 &= -90(x - \log 20) \rightarrow x = 1.23973 \end{aligned}$$

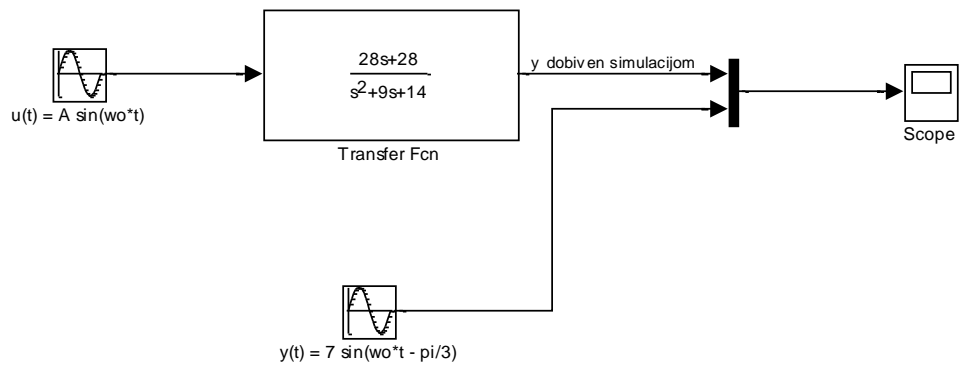
Tražena frekvencija je  $\omega_0 = 10^{1.23973} = 17.3672 \text{ s}^{-1}$ . Sada tu frekvenciju iskoristimo u amplitudnom dijelu dijagrama kako bismo dobili  $|G(j\omega_0)|$ :

$$\begin{aligned} y - y_1 &= k(x - x_1) \rightarrow y - 20 \log 2 = 20(x - 0) \\ y &= 20 \log 2 + 20 \log 2 = 40 \log 2 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} y - y_1 &= k(x - x_1) \rightarrow y - 40 \log 2 = -20(x - \log 7) \\ y &= 40 \log 2 - 20(1.23973 - \log 7) = 4.148547 = |G(j\omega_0)| \rightarrow A = 1.68734 \end{aligned}$$

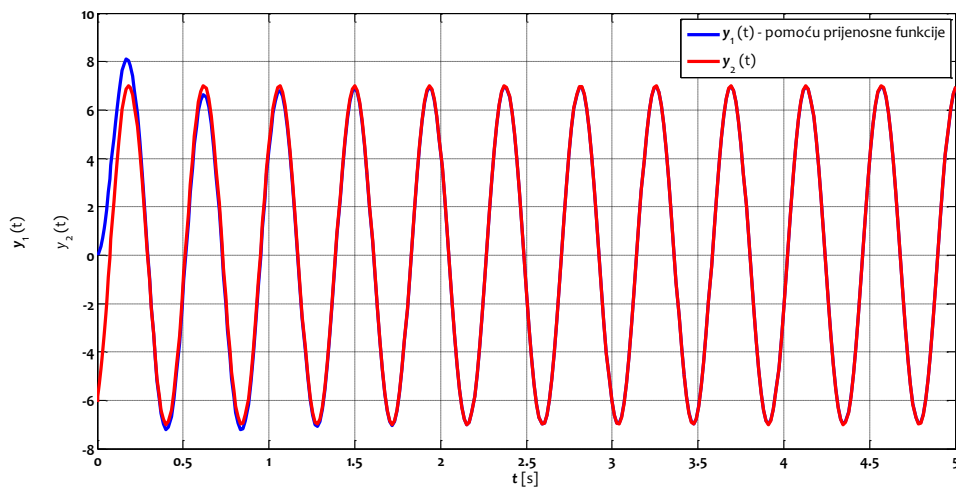
Očito je da se rezultati malo razlikuju, zbog korištenja aproksimacije pravicima.

(h) Na slici 5 prikazan je simulacijski model za provjeru.



Slika 5: Simulacijski model

Dovoljno je postaviti vrijeme izvedbe na 5 s. Signali su definirani na sljedeći način:  $u(t) = 4.01456 \sin(14.3237t)$  i  $y(t) = 7 \sin(14.3237t - \frac{\pi}{3})$ . Usporedba je prikazana na slici 6. Potrebno je čekati ustaljeno stanje.



Slika 6: Usporedba odziva

## Zadatak 2

$$G(s) = 28 \frac{as + 1}{(s + 2)(s + 7)}$$

(a) Za težinsku funkciju imamo:

$$G(s) = 28 \left( \frac{1-2a}{5} \frac{1}{s+2} + \frac{7a-1}{5} \frac{1}{s+7} \right)$$

$$g(t) = 5.6 \left[ (1-2a)e^{-2t} + (7a-1)e^{-7t} \right] S(t)$$

Za prijelaznu funkciju imamo:

$$H(s) = \frac{1}{s} G(s) = 28 \left( \frac{1}{14} \frac{1}{s} + \frac{2a-1}{10} \frac{1}{s+2} + \frac{1-7a}{35} \frac{1}{s+7} \right)$$

$$h(t) = \left[ 2 + 2.8(2a-1)e^{-2t} + 0.8(1-7a)e^{-7t} \right] S(t)$$

(b) Prirodni modovi su  $e^{-2t}$  i  $e^{-7t}$ . Oni se ne vide u odzivu  $h(t)$  kada su članovi uz njih jednaki nula:

$$2.8(2a-1) = 0 \rightarrow a = \frac{1}{2}$$

$$0.8(7a-1) = 0 \rightarrow a = \frac{1}{7}$$

Ukoliko se uvrste ove vrijednosti od  $a$  u prijenosnu funkciju, očito se krake polovi i nule pa se zato ni ne vide u odzivu.

(c) U stacionarnom stanju je iznos prijelazne funkcije jednak:

$$h(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} sH(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{s} G(s) = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = 2$$

Očito da parametar  $a$  ne utječe na iznos prijelazne funkcije u stacionarnom stanju.

Iznos težinske funkcije u trenutku  $t = 0^+$  jest:

$$g(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} sG(s) = 28a$$

Pogledamo li nagib prijelazne funkcije u trenutku  $t = 0^+$ , dobije se:

$$\dot{h}(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} s^2 H(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} sG(s) = 28a$$

Nagib prijelazne funkcije u trenutku  $t = 0^+$  jednak je iznosu težinske funkcije u trenutku  $t = 0^+$ .

(d) Prijelazna funkcija ima nadvišenje ako postoje nultočke funkcije  $z(t) = h(t) - h(\infty)$ .

$$h(t) - h(\infty) = 2.8(2a-1)e^{-2t} + 0.8(1-7a)e^{-7t} = 0$$

$$t = \frac{1}{5} \ln \frac{0.8(7a-1)}{2.8(2a-1)} \rightarrow t > 0 \rightarrow \frac{0.8(7a-1)}{2.8(2a-1)} > 1$$

$$a > \frac{1}{2}$$

- (e) Kada postoji nadvišenje, polovi su  $s_{p1} = -2$  i  $s_{p2} = -7$ , dok je nula  $s_n = -\frac{1}{a} \in (-2, 0)$ . Kada nadvišenje ne postoji, polovi su  $s_{p1} = -2$  i  $s_{p2} = -7$ , dok je nula  $s_n = -\frac{1}{a} \in (-\infty, -2)$ . Za granični slučaj postoji samo pol  $s_p = -7$ .

U Matlabu ćemo funkciju napraviti na sljedeći način: *File* → *Blank M-File* → *Save As* → pzmap1.m. U nju upišete sljedeći kod:

```
% Prikazuje vrijednosti polova i nula ovisno o parametru a.  
a = input('Unesite vrijednost parametra a; a=');  
B=[28*a 28];    N=[1 9 14];  
pzmap(B,N); hold on;
```

Nakon što spremite tu funkciju, u komandnom prozoru Matlaba pozovete funkciju na sljedeći način:

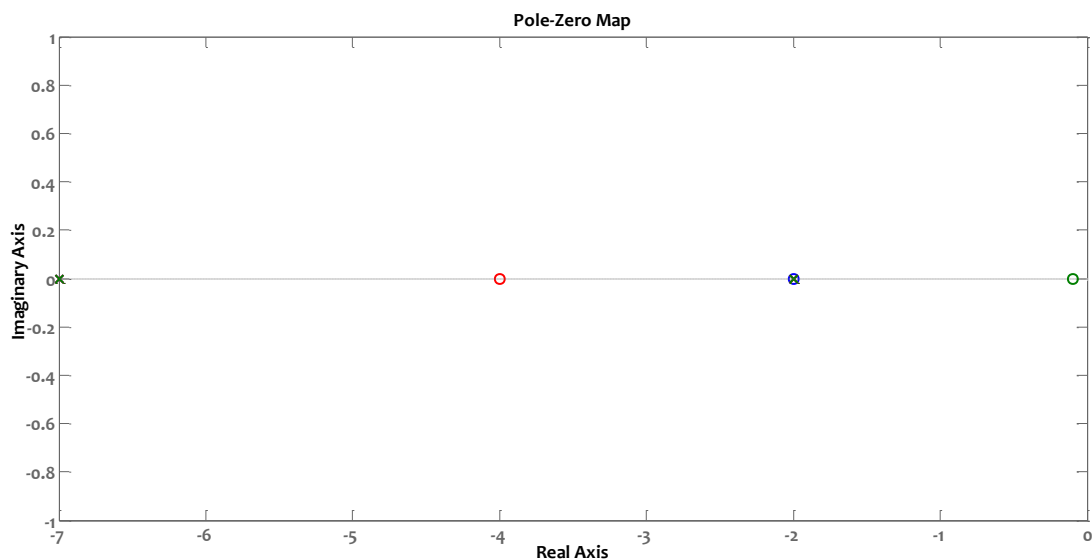
```
>> pzmap1
```

Zatim vam se pojavi ovo:

```
Unesite vrijednost parametra a; a=
```

Unesete broj i pritisnete Enter. Ponavljanjem ovoga postupka može za različite vrijednosti parametra  $a$  vidjeti raspored polova i nula. U nastavku je naveden samo jedan primjer:

```
>> pzmap1  
Unesite vrijednost parametra a; a=0.25  
>> pzmap1  
Unesite vrijednost parametra a; a=0.5  
>> pzmap1  
Unesite vrijednost parametra a; a=10
```



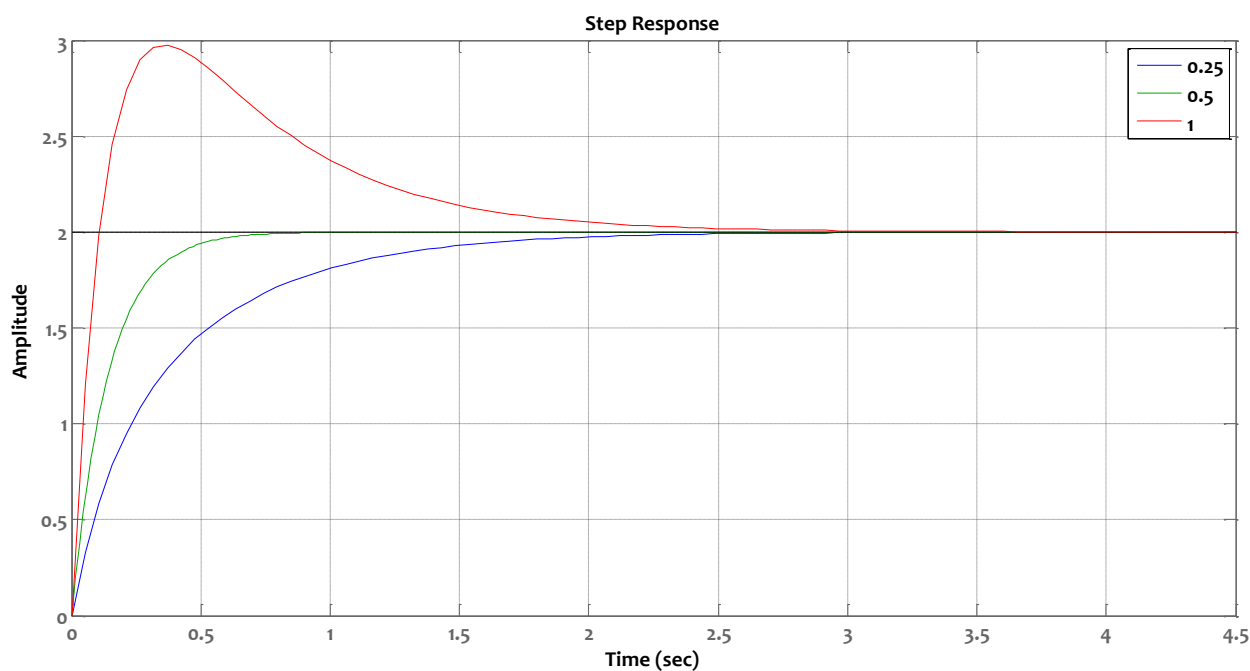
Slika 7: Raspored polova i nula

Crveno obojani su za  $a = 0.25$ , plavo obojani su za  $a = 0.5$  a zeleno obojani su za  $a = 10$ .

Za generiranje prijelaznih funkcija, iskoristit ćemo parametre  $a = 0.25$ ,  $a = 0.5$  i  $a = 1$  (za 10 je preveliko nadvišenje, isprobajte!). Naredba je:

```
>> B = [28*0.25 28];
>> N = [1 9 14];
>> step(B,N)
>> grid on
>> hold on
>> B = [28*0.5 28];
>> step(B,N)
>> hold on
>> B = [28*1 28];
>> step(B,N)
```

Na slici 8 prikazane su generirane prijelazne funkcije.



Slika 8: Generirane prijelazne funkcije

### Zadatak 3

$$G_1(s) = \frac{2}{2s^2 + 2s + 1}$$

(a) Oblik prijenosne funkcije drugog reda jest:

$$G(s) = K \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2}$$

Jednostavno se očitava da su za funkciju  $G_1(s)$  vrijednosti parametara sljedeće:

$$\begin{aligned} K_1 &= 2 \\ \omega_{n1} &= \frac{1}{\sqrt{2}} \\ \zeta_1 &= \frac{1}{\sqrt{2}} \end{aligned}$$



Iz uvjeta zadatka vrijedi:

$$K_1 = K_2$$

$$\sigma_{m1} = \sigma_{m2}$$

$$t_{m1} = 2t_{m2}$$

Iz toga slijedi (i formula sa službenog šalabahtera):

$$K_2 = 2$$

$$\omega_{n2} = \sqrt{2}$$

$$\zeta_2 = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

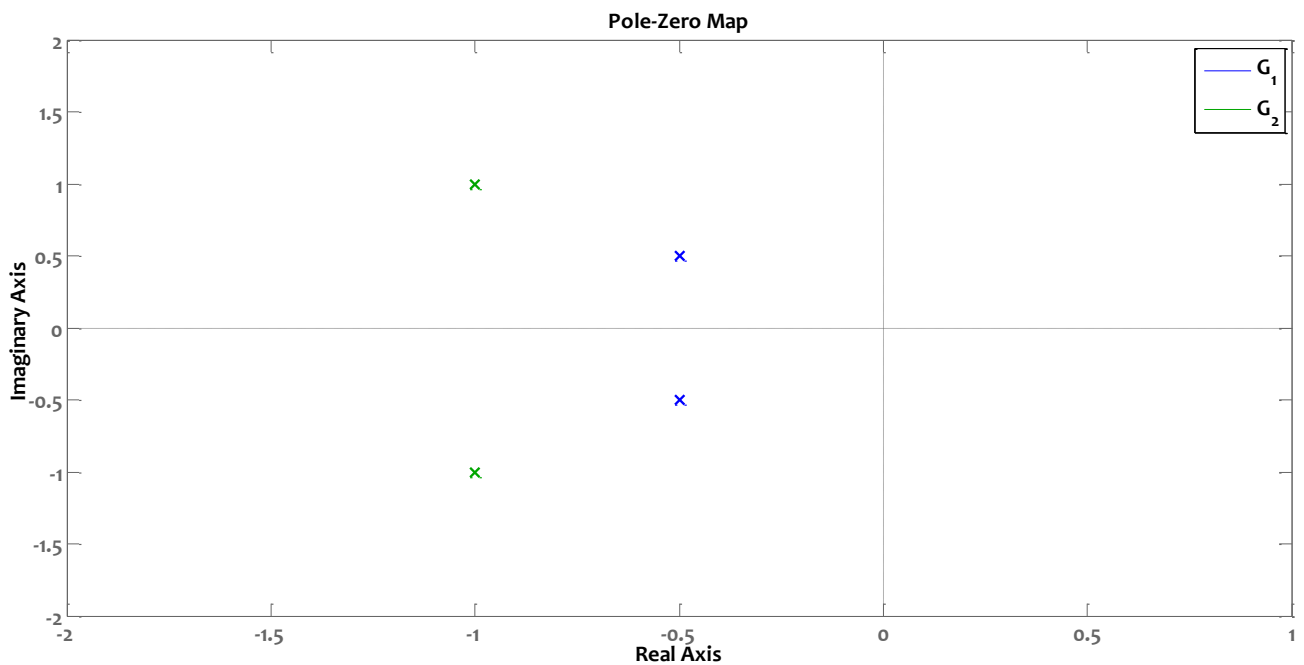
Sada je:

$$G_2(s) = \frac{4}{s^2 + 2s + 2}$$

(b) Kod je sljedeći:

```
>> B1 = [2];  
>> N1 = [2 2 1];  
>> B2 = [4];  
>> N2 = [1 2 2];  
>> pzmap(B1,N1)  
>> hold on  
>> pzmap(B2,N2)
```

Na slici 9 usporedno su prikazani polovi i nule.

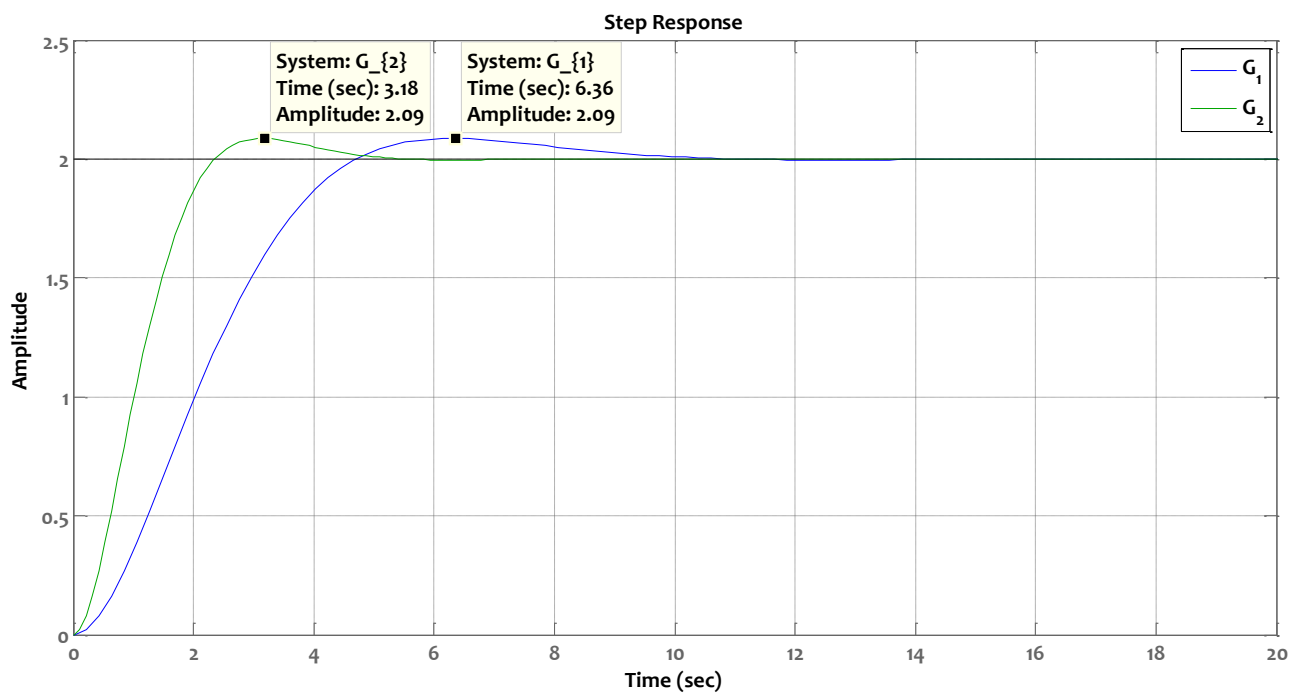


Slika 9: Usporedni prikaz polova i nula

(c) Kod je sljedeći:

```
>> step(B1,N1)
>> grid on
>> hold on
>> step(B2,N2)
```

Na slici 10 usporedno su prikazane prijelazne funkcije.



Slika 10: Usporedni prikaz prijelaznih funkcija