Signali i sustavi

Sva pitanja za domaću zadaću - 6. lipnja 2008.

1.	Ako su korijeni karakteristične jednadžbe kontinuiranog LTI sustava $-j$ i j te ako je pobuda 5 $\mu(t)$, tada je odziv sustava oblika:
	a) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt}$ (b) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + C_3 \mu(t)$ (c) $-2j + 5 \mu(t)$ (d) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + 5 \mu(t)$ (e) $C_1 e^{-t} + C_2 e^{t} + 5 \mu(t)$
2.	Odredi prijenosnu funkciju sustava za pomak unaprijed za dva koraka (jako vidoviti sustav $@)$ opisanog diferencijskom jednadžbom $y[n]=u[n+2].$
	a) $H(z) = z + 2$ b) $H(z) = 2$ c) $H(z) = z - 2$ d) $H(z) = z^{-2}$ e) $H(z) = z^2$

3. Koliko iznosi konačna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija $X(z)=\frac{z}{(z-1)(z-2)}$?

a) $x(\infty) = 1$ b) $x(\infty) = \infty$ c) $x(\infty) = -1$ d) $x(\infty) = 2$ e) $x(\infty) = 0$ 4. Dio frekvencijske karakteristike stabilnog kontinuiranog LTI sustava opisan izrazom $|H(j\Omega)| = \sqrt{\text{Re}^2[H(j\Omega)] + \text{Im}^2[H(j\Omega)]}$

nazivamo:

a) realni dio frekvencijske karakteristike karakteristike izazvan funkcijom $\mu(t)$ karakteristika

b) amplitudna frekvencijska karakteristika
c) dio frekvencijske karakteristike e) fazna frekvencijska karakteristika

5. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{11t}$ i diferencijalna jednadžba $\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$, tada je fazna frekvencijska karakteristika sustava:

a) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega^3)$ b) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega)$ c) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\frac{5\Omega}{\Omega^2})$ d) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega^2)$ e) $\angle H(j\Omega) = \arctan(5\Omega)$

6. Koja od navedenih prijenosnih funkcija opisuje nestabilan kontinuirani sustav?

a) $H(s) = \frac{1}{(2s+1)(s+2)}$ (b) $H(s) = \frac{s+1}{(s+2)(2s-1)}$ (c) $H(s) = \frac{1}{s+1}$ (d) $H(s) = \frac{2s}{(s+3)(s+2)}$ (e) $H(s) = \frac{2}{(3s+1)(s+3)}$

7. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -1 i 1, a partikularno rješenje $\mu(t)$, tada je odziv sustava:

a) $\mu(t)$ (b) $C_1e^{-t} + C_2e^t + \mu(t)$ (c) $C_1e^{-t} + C_2e^t$ (d) $-2 + \mu(t)$ (e) $C_1e^{-t} + C_2e^t + 2\mu(t)$

8. Odredi prijenosnu funkciju elementa za kašnjenje (odugovlačenje \odot) opisanog diferencijskom jednadžbom y[n] = u[n-2].

a) H(z) = z - 2 b) H(z) = 2 c) H(z) = z + 2 d) $H(z) = z^2$ e) $H(z) = z^{-2}$

9. Amplitudno-frekvencijska karakteristika sustava je $H(e^{j\omega}) = 5e^{-4j\omega}$. Sustav uz pobudu $u(n) = 2\cos(n)$ daje prisilni odziv:

a) $4\cos(-j\omega 5n)$ (b) $10\cos(n-4)$ c) $10\sin(4n+5)$ d) $10\cos(n)$ e) $5\cos(-4n+4)$

10. Koji od navedenih polova prijenosne funkcije odgovaraju stabilnom kontinuiranom sustavu? (Navedeni su svi polovi prijenosne funkcije.)

a) $s_{p_1} = 1; s_{p_2} = 2 - 0.5j; s_{p_3} = 2 + 0.5j$ b) $s_{p_1} = 0.5; s_{p_2} = -0.5j; s_{p_3} = 0.5j$ c) $s_{p_1} = -1; s_{p_2} = 1; s_{p_3} = -2$ d) $s_{p_1} = -1; s_{p_2} = 1 + j$ e) $s_{p_1} = -5; s_{p_2} = -1 - 0.5j; s_{p_3} = -1 + 0.5j$

11. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -j i j, a partikularno rješenje $5\,\mu(t)$, tada je rješenje homogene jednadžbe:

(a) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt}$ (b) $-2j + 5\mu(t)$ (c) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + 5\mu(t)$ (d) $C_1 e^{-t} + C_2 e^{t} + 5\mu(t)$ (e) $5\mu(t)$

12. Dana je jednadžba diferencija sustava $y[n] + 2y[n-1] + y[n-2] = b_0u[n]$. Sustav je:

a) na rubu stabilnosti b) stabilnost ovisi o pobudi u[n] c) stabilnost ovisi o b_0 d) nestabilan e) strogo stabilan

13. Odrediti koeficijente a i b za \mathcal{Z} -transformaciju : $\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{2(z-1)(z-2)} = \frac{a}{z-1} + \frac{b}{z-2}$.

a) a = -2, b = 1 b) $a = -\frac{1}{2}, b = \frac{1}{2}$ c) $a = \frac{1}{2}, b = -\frac{1}{2}$ d) $a = -\frac{1}{2}, b = 1$ e) a = 2, b = -1

14. Samo je jedan od navedenih sustava stabilan, izbacite uljeza:

(a) $\ddot{y}(t) + 4\dot{y}(t) + 4y(t) = u(t)$ (e) $\ddot{y}(t) - 3\dot{y}(t) + 2y(t) = u(t)$	b) $\dot{y}(t) - 3y(t) = u(t)$	c) $\dot{y}(t) - y(t) = u(t)$	d) $\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) - 2y(t) = u(t)$
On éi lineanni quatau duuman nada	a maalmina sulaatitina suuijada	astima anisan difanansiialn	$a_{\text{corr}} : advadžbara aii(t) + bii(t)$

- 15. Opći linearni sustav drugog reda s realnim vlastitim vrijednostima opisan diferencijalnom jednadžbom $a\ddot{y}(t) + b\dot{y}(t) + cy(t) = u(t)$ je:
 - a) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ b) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| > \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} < 0$ c) potrebno poznavati točne numeričke vrijednosti koeficijenata za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} < 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} > 0$ e) stabilan za $\left|-\frac{b}{2a}\right| < \left|\frac{1}{2a}\sqrt{b^2 4ac}\right|$, za $-\frac{b}{2a} < 0$

(a) $h[n] = T(\frac{1}{2})^n \mu[n]$ b) $h[n] = T(\frac{2}{3})^n \mu[n]$ c) $h[n] = T(\frac{4}{3})^n \mu[n]$ d) $h[n] = \frac{1}{2}^n \mu[n]$ e) $h[n] = T(\frac{1}{2})^n \mu[n]$

- 16. Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z)=T\frac{z}{z-\frac{1}{\alpha}}$ glasi:
- 17. Što moramo uvrstiti u prijenosnu funkciju H(z) diskretnog LTI sustava ako želimo dobiti frekvencijsku karakteristiku?
- a) $z = e^{\omega}$ (b) $z = e^{j\omega}$ (c) $z = \omega$ (d) $z = \omega^{je}$ (e) $z = j\omega$
- 18. Zadano je pet odziva diskretnih sustava na ograničenu pobudu. Samo jedan sustav sigurno nije BIBO stabilan. Koji?
- a) $2^{-3n} + 3^{-n}\cos(n)$ b) $2^{-3n} + 3^{-2n}$ c) 2^{-3n} d) $2^n + \cos(2n)$ e) $2^{-2n}\sin(n)$
- ${\bf 19.} \quad {\rm Stacionarno\ stanje\ sustava\ je\ rje\ senje\ homogene\ diferencijalne\ jednad\ žbe}.$
 - a) Točno (b) Netočno
- **20.** Karakteristični polinom diskretnog sustava je (q-a)(q-b). Za koje od ponuđenih parametara a i b je taj sustav nestabilan?
 - a) $a = \frac{1}{3}$ i $b = \frac{1}{2}$ (b) $a = \frac{1}{2}$ i $b = -\frac{1}{3}$ (c) $a = -\frac{1}{2}$ i $b = \frac{1}{2}$ (d) $a = b = \frac{1}{2}$ (e) a = b = 1
- 21. Ako je $H(z) = \frac{z}{z-2} + \frac{z}{z-3}$ koliki je impulsni odziv sustava?
 - a) $2^{-n} + 3^{-n}$ b) $(-2)^n + (-3)^n$ c) $(-2)^{-n} + (-3)^{-n}$ d) $2^n + 3^n$ e) $(-2)^n (-3)^n$
- **22.** Karakteristični polinom diskretnog sustava je $(2q-1)(3q+1)^a(q-b)$. Za koje od ponuđenih parametara a i b je taj sustav stabilan (ili rubno stabilan).
 - a) a = 1 i b = 2 b) a = 0 i b = 2 c) a = 1 i b = -2 d) a = 2 i b = 0.5 e) a = 2 i b = -2
- 23. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -j i j, a partikularno rješenje $5 \mu(t)$, tada je rješenje homogene jednadžbe: a) $\cos(t) + \sin(t) + 5 \mu(t)$ b) $C_1 e^{-t} + C_2 e^t$ c) $C_1 \sin(t) + C_2 \cos(t)$ d) $-2j + 5 \mu(t)$ e) $C_1 e^{-jt} + C_2 e^{jt} + 5 \mu(t)$
- **24.** Sustav s amplitudno-frekvencijskom karakteristikom $H(e^{j\omega}) = 2e^{-j\omega}$ uz pobudu $u(n) = 5\cos(4n)$ daje prisilni odziv:
- (a) $10\cos(4n-4)$ (b) $5\cos(-4n+5)$ (c) $10\cos(-j\omega 4n)$ (d) $10\sin(4n+5)$ (e) $4\cos(5n)$
- **25.** Koje svojstvo $\mathcal Z$ transformacije omogućuje da se signal w(n)=ax(n)+by(n) preslikava u W(z)=aX(z)+bY(z)?
- a) Pomak unaprijed b) Konvolucija c) Kašnjenje d) Množenje sn e) Linearnost
- **26.** Primjenom jednostrano beskonačne \mathcal{Z} transformacije (koju uobičajeno koristimo) na jednadžbu diferencija y(n+1) y(n) = 2u(n+1) + u(n) dobivamo:

(a)
$$zY(z) - zy(0) - Y(z) = 2zU(z) - 2zu(0) + U(z)$$
 (b) $zY(z) - zy(0) - zY(z) = 2U(z) + U(z)$ (c) $zY(z) - zY(z) = 2U(z) + U(z)$ (e) $zY(z) - zY(z) = 2U(z) + U(z)$

- 27. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z)=\frac{z}{z-2}+\frac{z}{(z-2)^2}, |z|>2.$
 - a) $x(n) = (2^n + n2^{n-1}) \mu(n)$ b) $x(n) = (2^n + 2^{n+1}) \mu(n)$ c) $x(n) = (2^n + n2^n) \mu(n)$ d) $x(n) = (2^{-n} + n2^{-n-1}) \mu(n)$ e) $x(n) = (2^n + n2^{n+1}) \mu(n)$
- 28. Ako je $y_1(t)$ homogeno rješenje uz zadane početne uvjete, ako je $y_2(t)$ odziv mirnog sustava uz početne uvjete jednake nuli te ako je $y_p(t)$ partikularno rješenje, ukupni odziv sustava možemo prikazati kao:
 - (a) $y(t) = y_1(t) + y_2(t)$ (b) $y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_p(t)$ (c) $y(t) = y_2(t) + y_p(t)$ (d) $y(t) = y_1(t) + y_p(t)$ (e) $y(t) = y_p(t)$
- **29.** Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -3 i -7, a partikularno rješenje $2\mu(t)$, tada je odziv sustava:

	a) Dijeljenje s n b) Deriviranje c) Konvolucija d) Kašnjenje za n koraka e) Množenje s n
31.	Za prijenosnu funkciju sustava $H(z) = \frac{B(z)}{A(z)}$ vrijedi:
	a) rješenja jednadžbe $A(z)=0$ su nule sustava b) predstavlja odziv sustava na jediničnu stepenicu jednadžbe $B(z)=0$ su polovi sustava d) daje odnos kompleksnih amplituda prisilnog odziva i pobude e) predstavlja odziv sustava na rampu
32.	Neka je diferencijalna jednadžba oblika $y''(t) - y'(t) - 6y(t) = t^2 + 3t$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:
	a) $3\mu(t)$ b) $e^{2t} + 3e^t$ c) $C_2t^2 + C_1t + C_0$ d) $C_1t + C_0$ e) $C_1^2 + C_0$
33.	NE postoji frekvencijska karakteristika stabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!
	a) točno (b) netočno
34.	Za koji $a \in \mathbb{R}$ je sustav opisan jednadžbom diferencija $3y[n] + ay[n-1] = 2\mu[n] - a\mu[n-1]$ stabilan? $\mu[n]$ je jedinična stepenica.
	a) $ a > 1$ b) $ a \le 1$ c) $-3 \le a < 0$ d) $ a < 3$ e) $ a > 3$
35.	Rješenje homogene diferencijalne jednadžbe nazivamo:
	 a) Odzivom mirnog sustava b) Nepobuđenim odzivom c) Impulsnim odzivom d) Prisilnim odzivom
36.	Sustav čija je funkcija pobude $f(t)=0$ nazivamo:
	a) mrtvi sustav b) sustav bez početne energije c) nepobuđen sustav d) nelinearni sustav e) mirni sustav
37.	Odredi polove i ispitaj stabilnost diskretnog sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{(2z+3)(4z^2+1)}!$
	a) Sustav je nestabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm \frac{1}{4}$. b) Sustav je nestabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm \frac{1}{2}$. c) Sustav je stabilan, polovi su $\pm \frac{1}{2}j$. d) Sustav je stabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm \frac{1}{2}j$. e) Sustav je nestabilan, polovi su $-\frac{3}{2}$ i $\pm \frac{1}{2}j$.
38.	Dana je diferencijalna jednadžba sustava $\ddot{y}(t) - 2\dot{y}(t) + y(t) = b_0 u(t)$. Sustav je:
	a) stabilnost ovisi o pobudi $u(t)$ b) strogo stabilan c) nestabilan d) stabilnost ovisi o b_0 e) na rubu stabilnosti
39.	Jednadžba diferencija $2y(n) + 5y(n-1) = u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:
	(a) $H(z) = \frac{z}{2z+5}$ (b) $H(z) = \frac{z^2+3z}{5z+2}$ (c) $H(z) = \frac{3z^2+z}{z^2+2z+1}$ (d) $H(z) = \frac{2z+5}{z}$ (e) $H(z) = \frac{z^2+3z}{2z^2+4z+2}$
10.	Koja od navedenih prijenosnih funkcija opisuje diskretni integrator $y(n) = y(n-1) + Tu(n)$? T je konstanta i predstavlja vrijeme diskretizacije.
	(a) $H(z) = T \frac{z}{z-1}$ (b) $H(z) = \frac{1}{2} \frac{z+1}{z-1}$ (c) $H(z) = \frac{T}{2} \frac{z+1}{z-1}$ (d) $H(z) = T \frac{z-1}{z}$ (e) $H(z) = \frac{z}{z-1}$
11.	Sustav je opisan diferencijskom jednadžbom $y[n] = 2u[n] + u[n-1]$. Nađi odziv sustava u $\mathcal Z$ domeni.
	a) $Y(z) = U(z) + zU(z) + u[-1]$ d) $Y(z) = 2U(z) + zU(z) - y[-1]$ b) $Y(z) = 2U(z) + z^{-1}U(z) - y[-1]$ c) $Y(z) = 2U(z) + z^{-1}U(z)$ e) $Y(z) = 2U(z) + z^{-1}U(z) + u[-1]$

a) $C_1e^{-3t} + C_2e^{-t} + 2\mu(t)$ b) $C_1e^{-3t} + C_2e^{-t}$ c) $-3 - 7 + 2\mu(t)$ d) $2\mu(t)$ e) $C_1e^{-3t} + C_2e^{-7t} + 2\mu(t)$

30. Sto je u \mathcal{Z} domeni ekvivalentno množenju s n u vremenskoj domeni?

nula je $-\frac{1}{2}$ i polovi su 2 i 2. 44. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe kontinuiranog LTI sustava -j i j, a partikularno rješenje $5 \mu(t)$, tada je odziv

a) Sustav je nestabilan, nula je $\frac{1}{2}$ i polovi su ± 2 . b) Sustav je stabilan, nula je -2 i polovi su $\frac{1}{2}$ i $\frac{1}{2}$. c) Sustav je stabilan, nula je $-\frac{1}{2}$ i polovi su $\pm \frac{1}{2}$. d) Sustav je nestabilan, nula je -2 i polovi su 2 i 2. e) Sustav je nestabilan, nula je -2 i polovi su 2 i 2.

d) a = 2 **e**) a = 1

43. Odredi polove i nule diskretnog sustava te ispitaj stabilnost ako je zadana prijenosna funkcija $H(z) = \frac{2z+1}{z^2-4z+4}$

42. Sustav zadan prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{1}{s^2 + as + 1}$ se nalazi na granici stabilnosti za:

c) a = -1

(b) a = -2

a) a = 0

sustava oblika:

	a) $-2j + 5\mu(t)$ b) $C_1e^{-jt} + C_2e^{jt} + C_3\mu(t)$, $C_3 \neq 5$ c) $C_1e^{-jt} + C_2e^{jt} + 5\mu(t)$ d) $C_1e^{-jt} + C_2e^{jt}$ e) $C_1e^{-t} + C_2e^{t} + 5\mu(t)$
45 .	Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z}{z-a}$ glasi (a je konstanta):
	a) $h[n] = 1 \mu[n]$ b) $h[n] = a^n \mu[n]$ c) $h[n] = (\frac{1}{4})^n \mu[n]$ d) $h[n] = (\frac{1}{5})^n \mu[n]$ e) $h[n] = (\frac{1}{3})^n \mu[n]$
46.	Ako je zadana prijenosna funkcija sustava kontinuiranog LTI sustava $H(s) = \frac{2s}{3s^2+s+5}$, frekvencijska karakteristika sustava je:
	a) $H(j\Omega) = \frac{2j\Omega}{5+j\Omega+3\Omega^2}$ b) $H(j\Omega) = \frac{2j\Omega}{5+j\Omega-3\Omega^2}$ c) $H(j\Omega) = 5+j\Omega+3\Omega^2$ d) $H(j\Omega) = \frac{2}{5+j\Omega-3\Omega^2}$ e) $H(j\Omega) = 2j\Omega$
47.	Koja od navedenih karakterističnih jednadžbi (po $\lambda)$ pripada stabilnom kontinuiranom sustavu?
((a) $3\lambda + 1 = 0$ (b) $\lambda^2 - 9 = 0$ (c) $(\lambda - 2 - j)(\lambda - 2 + j) = 0$ (d) $\lambda - 2 = 0$ (e) $(\lambda - 1)(\lambda - 0, 5) = 0$

48. Prijenosnu funkciju diskretnog LTI sustava dobijemo tako da u operatorskom zapisu zamijenimo operator pomaka unazad E^{-1} sa kompleksnom varijablom:

(a)
$$z^{-1}$$
. b) z^{-2} c) $2z$ d) z^2 e) z

49. Sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{(6z-1)(3z-1)}$ pobuđen je signalom $e^{-\pi n}\cos(2n) + 2$. Odziv sustava u stacionarnom stanju je:

a)
$$\frac{1}{10}$$
 b) $\frac{1}{2}e^{-5\pi n}$ c) $2\cos(2n)$ d) $\frac{1}{5}$ e) $e^{-\frac{\pi}{6}n}\cos(2n+3)$

50. Odredi sve $a \in \mathbb{R} \setminus \{0\}$ za koje je diskretan sustav s karakterističnom jednadžbom $2a^2q + a = 0$ stabilan.

a)
$$|a| > \frac{1}{2}$$
 b) $0 < a < \frac{1}{2}$ c) $a \ge \frac{1}{2}$ d) $-\frac{1}{2} \le a < 0$ e) $|a| < \frac{1}{2}$

51. Izraz $X(z) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} x(n)z^{-n}$ predstavlja dvostranu \mathcal{Z} -transformaciju diskretnog vremenskog signala x(n).

a) netočno (b) točno

52. Diferencijalna jednadžba $a_2y''(t) + a_1y'(t) + a_0y(t) = b_1u'(t) + b_0u(t)$ postaje homogena za:

a)
$$b_0 = 0, b_1 \neq 0$$
 b) $a_1 = a_0 = 0$ c) $b_1 = b_0 = 0$ d) $a_2 = a_1 = 0$ e) $b_1 = 0, b_0 \neq 0$

53. Jednadžba diferencija $(2+3E^{-1}+1E^{-2})y(n)=(1+4E^{-1})u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:

a)
$$H(z) = \frac{2z^2 + 3z + 1}{z^2 + 4z}$$
 b) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{2z^2 + 4z + 2}$ c) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{z + 2}$ d) $H(z) = \frac{3z^2 + z}{z^2 + 2z + 1}$

54. Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z + \frac{7}{5}}$ i dobro je definirana!

a) netočno (b) točno

55. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{z-3} - \frac{z}{z-2}, |z| > 3.$

a)
$$x(n) = (3^{-n} - 2^{-n}) \mu(n)$$
 (b) $x(n) = (3^n - 2^n) \mu(n)$ c) $x(n) = (2^{-n} - 3^{-n}) \mu(n)$ d) $x(n) = (3^n - 2^n) \delta(n)$ e) $x(n) = (2^n - 3^n) \mu(n)$

56. Fazna karakteristika definirana je na sljedeći način:

a)
$$\varphi(\omega) = \arg(H(e^{j\omega}))$$
. b) $\varphi(\omega) = \arctan \frac{\operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]}{\operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]}$ c) $\varphi(\omega) = \sqrt{\operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]^2 + \operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]^2}$. d) $\varphi(\omega) = \operatorname{tg} \frac{\operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]}{\operatorname{Re}[H(e^{j\omega})]}$.

57. Što od navedenog sigurno NE vrijedi ako je diskretni sustav NESTABILAN?

a) Postoji nula u $z_n = 1 + 0, 5j$. b) Postoji pol u $z_p = 1 + j$. c) Postoji nula u $z_n = 1 + j$. d) $\lim_{n \to \infty} h[n] = 0$, gdje je h[n] impulsni odziv. e) Postoji pol u $z_p = 0, 5 + 0, 5j$.

58. \mathcal{Z} - transformacija signala w(n) = 5x(n) - 3y(n) glasi:

(a)
$$W(z) = 5X(z) - 3Y(z)$$
 (b) $W(z) = 5X(z) \cdot 3Y(z)$ (c) $W(z) = 5X(z) * 3Y(z)$ (d) $W(z) = 3X(z) - 5Y(z)$ (e) $W(z) = 5X(z) + 3Y(z)$

59. Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju signala $X(z) = 2z - \frac{1}{2z}$.

	a) $x(n) = 2\mu(-n-1) - \frac{1}{2}\mu(n-1)$ b) $x(n) = 2\delta(n+1) - \frac{1}{2}\delta(n-1)$ c) $x(n) = 2\mu(n) - \frac{1}{2}\delta(n)$ d) $x(n) = 2\delta(n) - \frac{1}{2}\delta(n-1)$ e) $x(n) = 2\mu(n) - \frac{1}{2}\delta(n)$
60.	Definicija BIBO stabilnosti je: Sustav je stabilan ako daje ograničeni odziv za svaku ograničenu pobudu!
	a) točno b) netočno
61.	Ako je zadana funkcija pobude $u(t)=e^{14t}$ i diferencijalna jednadžba $5\dot{y}(t)+y(t)=u(t)$, tada je fazna frekvencijska karakteristika sustava:
	a) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\frac{-5\Omega}{\Omega^2})$ b) $\angle H(j\Omega) = \arctan(-5\Omega)$ c) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\frac{-5\Omega^2}{\Omega^3})$ d) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\Omega)$ e) $\angle H(j\Omega) = \arctan(\frac{-5\Omega}{\Omega^2})$
62.	Profesor je na ploči počeo pisati impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z^2 + 2z}{2z^2 + 4z + 3}$. Napisao je $h[n] = \{\underline{1}, 4, \ldots\}$. Vi:
	a) Ispravljate profesora jer je točno $h[n] = \{\underline{1}, 0, \ldots\}!$ b) Ispravljate profesora jer je točno $h[n] = \{\underline{1}, 0, \ldots\}!$ c) Ispravljate profesora jer je točno $h[n] = \{\underline{1}, 0, \ldots\}!$ d) Ne ispravljate profesora, jer je profesor uvijek u pravu \odot ! e) Ne znate točno rješenje.

63. Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -1 i 1, a partikularno rješenje $\mu(t)$, tada je rješenje homogene jednadžbe:

(a) $C_1e^{-t} + C_2e^t$ (b) $\mu(t)$ (c) $C_1e^{-3t} + C_2e^{-t} + 2\mu(t)$ (d) $-2 + \mu(t)$ (e) $C_1e^{-3t} + C_2e^{-7t} + \mu(t)$

65. Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t) + 2y'(t) = 3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:

a) $C\cos(3t) + \sin(3t)$ b) $\sin(3t) + \cos(3t)$ c) $3\sin(2t + \pi/2)$ d) $C\sin(3t) + \cos(3t)$ (e) $C\sin(3t) + \cos(3t)$

a) $h[n] = \{\underline{1}, 2, \ldots\}.$ (b) $h[n] = \{\underline{1}, 0, \ldots\}.$ c) $h[n] = \{\underline{1}, 1, \ldots\}.$ d) Ne znam! e) $h[n] = \{\underline{1}, 3, \ldots\}.$

a) $2e^{-3t} + 3e^{-2t} + 4e^{-t}$ b) $2e^{3t} - 3e^{2t} - 4e^{t}$ c) $2e^{-3t} - 3e^{2t} - 4e^{-t}$ d) $2e^{-3t} - 3e^{-2t} + 4e^{t}$ e) $2e^{3t} + 3e^{-2t} + 4e^{-t}$

 $\begin{array}{lll} \mathbf{a)} & z^2Y(z) - zy[1] - 3zY(z) + 3zy[0] + 2Y(z) = 2zU(z) - 2zu[0] - 2U(z) & \mathbf{b)} \\ & z^2Y(z) - z^2y[0] - zy[1] - 3zY(z) + 2Y(z) - 2zu[0] - 2U(z) & \mathbf{c}) \\ & z^2Y(z) - 2zy[-1] - zy[1] - 3zY(z) + 2Y(z) = 2zU(z) - 2zu[0] - 2U(z) \\ & \mathbf{d)} & z^2Y(z) - 3zY(z) + 2Y(z) = 2zU(z) - 2U(z) & \mathbf{e)} \\ & z^2Y(z) - z^2y[0] - zy[1] - 3zY(z) + 3zy[0] + 2Y(z) = 2zU(z) - 2U(z) \\ \end{array}$

a) $H(z) = \frac{2z}{(3z+1)(2z+1)}$ b) $H(z) = \frac{1}{(2z+1)(3z+2)}$ c) $H(z) = \frac{1}{(z+0.8)}$ d) $H(z) = \frac{2}{(z+0.5)(z-0.5)}$ e) $H(z) = \frac{1}{(z+0.5)(z-0.5)}$

a) $H(z) = \frac{z^{-1} + 3}{z^{-1} - 2}$ (b) $H(z) = \frac{1 - 2z^{-1}}{1 + 3z^{-1}}$ (c) $H(z) = \frac{1 + 3z^{-1}}{1 - 2z^{-1}}$ (d) $H(z) = \frac{z^{-1}Y(z) + 3Y(z)}{z^{-1}U(z) - 2U(z)}$ (e) $H(z) = \frac{z^{-1} - 2}{z^{-1} + 3}$

73. Odredi prijenosnu funkciju H(z) sustava opisanog diferencijskom jednadžbom y(n) + 3y(n-1) = u(n) - 2u(n-1).

71. Primjenom jednostrano beskonačne $\mathcal Z$ transformacije (koju uobičajeno koristimo) na jednadžbu diferencija y[n+2] –

b) Impulsni odziv sustava c) Odziv na step (d) Odziv na harmonijsku ili sinusnu pobudu

d) broj nepoznanica u sustavu

64. U homogenom rješenju $y(t) = e^{pt}$ neke linearne diferencijalne jednadžbe, kompleksan broj p predstavlja:

e) karakterističnu frekvenciju pobude

a) točno (b) netočno

a) Odziv na rampu

e) Odziv nepobuđenog sustava

3y[n+1] + 2y[n] = 2u[n+1] - 2u[n] dobivamo:

(b) karakterističnu frekvenciju sustava c) pobudu sustava

66. Izraz $X(z) = \sum_{n=0}^{\infty} x(n)z^{-n}$ predstavlja dvostranu \mathcal{Z} -transformaciju diskretnog vremenskog signala x(n).

67. Prva dva člana impulsnog odziva diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z^2 + 2z}{z^2 + 2z + 3}$ su:

a) $q^2 + 4 = 0$ b) q - 2 = 0 c) 2q + 3 = 0 d) (q - 2)(q + 2) = 0 e) 2q + 1 = 0

68. Odziv sustava na pobudu $u(t) = Ce^{jat}$, gdje su C i a konstante, nazivamo:

72. Koja od navedenih prijenosnih funkcija opisuje nestabilan diskretni sustav?

69. Koja od navedenih karakterističnih jednadžbi pripada stabilnom diskretnom sustavu?

70. Zadani su impulsni odzivi. Samo jedan od njih pripada stabilnom sustavu. Odredite koji!

77.	Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju signala $X(z) = \frac{1}{z^2}$.
	a) $x(n) = \delta(n-1)$ b) $x(n) = \mu(n-1)$ c) $x(n) = \delta(n-2)$ d) $x(n) = \mu(n-2)$ e) $x(n) = \delta(n+2)$
78.	Ako je $y_1(t)$ homogeno rješenje uz zadane početne uvjete, ako je $y_2(t)$ homogeno rješenje uz početne uvjete jednake nuli te ako je $y_p(t)$ partikularno rješenje, ukupni odziv nepobuđenog sustava možemo prikazati kao:
	(a) $y(t) = y_p(t)$ (b) $y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_p(t)$ (c) $y(t) = y_1(t)$ (d) $y(t) = y_1(t) + y_2(t)$ (e) $y(t) = y_2(t) + y_p(t)$
79.	Karakteristične frekvencije sustava ovise o:
	a) periodu pobude sustava b) vrsti pobude koja djeluje na sustav c) frekvenciji pobude sustava d) sustav nema karakterističnih frekvencija e) strukturi i parametrima samog sustava
80.	Sustav s amplitudno-frekvencijskom karakteristikom $H(e^{j\omega})=2e^{-j\frac{\pi}{2}\omega}$ uz pobudu $u(n)=5\cos(4n)$ daje prisilni odziv:
	(a) $10\cos(4n)$ (b) $10\sin(4n+\frac{\pi}{2})$ (c) $5\cos(-4n+5)$ (d) $5\pi\cos(-j\omega 4n)$ (e) $4\pi\cos(5n)$
81.	Diferencijalna jednadžba $a_1y'(t) + a_0y(t) = b_2u''(t) + b_1u'(t) + b_0u(t)$ postaje homogena za:
	a) $a_1 = 0, a_0 \neq 0$ b) $b_2 = 0, b_1 = 0, b_0 \neq 0$ c) $a_0 = 0, a_1 \neq 0$ d) $a_0 = 0$ e) $b_2 = b_1 = b_0 = 0$
82.	Ako je zadana diferencijalna jednadžba $\ddot{y}(t)+2\dot{y}(t)+3y(t)=u(t)$ kojom je opisan sustav, frekvencijska karakteristika sustava $H(j\Omega)$ je:
	a) $H(s) = s^2 + 2s + 3$ b) $H(j\Omega) = 3 + 2j\Omega - \Omega^2$ c) $H(j\Omega) = \Omega$ d) $H(j\Omega) = \frac{1}{3 + 2j\Omega - \Omega^2}$ e) $H(s) = \frac{1}{s^2 + 2s + 3}$
83.	Amplitudno-frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{3z-1}$ na frekvenciji $\omega = \pi$ iznosi:
	a) 1 b) $\frac{1}{3}$ c) $\frac{1}{2}$ d) $\frac{1}{4}$ e) Frekvencijska karakteristika tog sustava ne postoji!
84.	Dio frekvencijske karakteristike stabilnog kontinuiranog LTI sustava opisan izrazom $\angle H(j\Omega) = \arctan \frac{\operatorname{Re} H(j\Omega)}{\operatorname{Im} H(j\Omega)}$ nazivamo (za slučaj kada kut ne prelazi $\pm \frac{\pi}{2}$):
	 a) ništa od navedenoga b) imaginarni dio frekvencijske karakteristike c) amplitudna frekvencijska karakteristika d) fazna frekvencijska karakteristika e) realni dio frekvencijske karakteristike
85.	Neka je diferencijalna jednadžba oblika $y''(t) + y'(t) + y(t) = \sin(t) + \sin(2t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:
	a) $C \sin(3t)$ b) $C_1 \sin(2t + \phi_1) + C_2 \cos(2t + \phi_2)$ c) $C \sin(t)$ d) $C_1 \sin(t + \phi_1) + C_2 \sin(2t + \phi_2)$ e) $C_1 \sin(t + \phi_1) + C_2 \cos(3t + \phi_2)$
86.	Koliko iznosi konačna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija $X(z)=\frac{z(z-\frac{1}{3})}{(z-1)(z-\frac{1}{2})}$?
	a) $x(\infty) = 0$ b) $x(\infty) = \frac{4}{3}$ c) $x(\infty) = \infty$ d) $x(\infty) = -1$ e) $x(\infty) = 1$
87.	Sustav bez početne energije ili mirni sustav je:
	 a) sustav na koji ne djeluje pobuda b) sustav čija diferencijalna jednadžba nema rješenja c) sustav kojem su početni uvjeti jednaki nuli d) sustav koji ne daje nikakav odziv e) sustav bez karakterističnih frekvencija sustava
88.	Sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{1}{s^2 + 3s + 2}$ je:

74. Prijenosna funkcija diskretnog LTI sustava je $H(z) = \frac{5z}{z-4} + \frac{z^3 - 9z^2 + 29z}{(z-3)^3}$. Odredi red sustava.

b) $|z| > \frac{1}{2}$ **c)** |z| < 2 **d)** $0 < |z| < \infty$ **e)** |z| > 2

b) x(0) = 2 **c)** x(0) = 0 **d)** $x(0) = \infty$ **e)** x(0) = -1

Koliko iznosi početna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija X(z)=

b) 3

a) 1

a) $|z| < \frac{1}{2}$

 $\frac{z}{(z-1)(z-2)}?$ **a)** x(0) = 1

c) 0

d) 2

75. Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n)=2^n\,\mu(n)$ glasi:

	dva pola d) nestabilan, jer su polovi u desnoj poluravnini:1,2 e) stabilan, jer su polovi u lijevoj poluravnini: -1, -2
89.	Ako je zadana frekvencijska karakteristika kontinuiranog LTI sustava $H(j\Omega)=\frac{5j\Omega-3}{4+4j\Omega-\Omega^2}$, prijenosna funkcija sustava $H(s)$ je:
	a) $H(s) = \frac{5s}{4s^2 + 4s + 1}$ b) $H(s) = \frac{5s - 3}{4s^2 - 2s - 4}$ c) $H(s) = 5s$ d) $H(s) = s^2 + 4s + 4$ e) $H(s) = \frac{5s - 3}{s^2 + 4s + 4}$
90.	Odredi prijenosnu funkciju elementa za kašnjenje opisanog diferencijskom jednadžbom $y(n) = u(n-1)!$
	(a) $H(z) = z^{-1}$ (b) $H(z) = z + 1$ (c) $H(z) = 1$ (d) $H(z) = z - 1$ (e) $H(z) = z$
91.	Pita vas kolega koji nažalost ne pohađa predavanja kako se ponaša sustav zadan diferencijalom jednadžbom $\ddot{y}(t) + 3\dot{y}(t) + 2y(t) = u(t)$. Vi, puni znanja jer slušate profesore tijekom predavanja, odgovarate:
	 a) Sustav je nestabilan jer su polovi 1 i 2. b) Sustav je stabilan jer su polovi -2 i -3. c) Sustav je stabilan jer ima dvostruki pol -1. d) Sustav je nestabilan jer su polovi 2 i 3. e) Sustav je stabilan jer su polovi -1 i -2.
92.	Jednadžba diferencija $y(n) + 3y(n-1) = 2u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:
	a) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{2z^2 + 4z + 2}$ b) $H(z) = \frac{3z^2 + z}{z^2 + 2z + 1}$ c) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{z + 2}$ d) $H(z) = \frac{z + 3}{2z}$ e) $H(z) = \frac{2z}{z + 3}$
93.	Zadana je prijenosna funkcija $H(s) = \frac{1}{(s^2+4)^2}$, pa za sustav možemo reći da je:
	a) sustav je nestabilan jer ima dva pola na j osi b) stabilan jer su polovi u lijevoj poluravnini c) nestabilan jer su oba pola u desnoj poluravnini d) na granici stabilnosti jer su polovi na j osi e) nestabilan jer ima dvostruke polove na j osi
94.	Dan je stabilan diskretni sustav s prijenosnom funkcijom $H_1(z) = K \frac{1+b_1 z^{-1}}{1+a_1 z^{-1}} = K \frac{B(z)}{A(z)}$. Dodavanjem jedinične povratne veze dobiven je sustav s prijenosnom funkcijom $H_2(z) = \frac{H_1(z)}{1+H_1(z)} = \frac{KB(z)}{A(z)+KB(z)}$. O kojim sve parametrima ovisi stabilnost drugog sustava $H_2(z)$?
	a) b_1 b) a_1 c) K, a_1, b_1 d) a_1, b_1 e) K, b_1
95.	a) b_1 b) a_1 c) K, a_1, b_1 d) a_1, b_1 e) K, b_1 Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan.
95.	
95. 96.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan.
96.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s)=\frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno
96.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o
96.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete
96.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!
96. 97.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s) = \frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava! a) netočno b) točno
96. 97.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s)=\frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava! a) netočno b) točno Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t) + 2y'(t) = 3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:
96. 97. 98.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s)=\frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava! a) netočno b) točno Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t)+2y'(t)=3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika: a) $C\cos(2t)$ b) $\sin(t)$ c) $3\sin(t+\pi/2)$ d) $t^3(3\sin(3t)+3\cos(3t))$ e) $C_1\sin(3t)+C_2\cos(3t)$
96. 97. 98.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s)=\frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: (a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava! a) netočno b) točno Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t)+2y'(t)=3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika: a) $C\cos(2t)$ b) $\sin(t)$ c) $3\sin(t+\pi/2)$ d) $t^3(3\sin(3t)+3\cos(3t))$ e) $C_1\sin(3t)+C_2\cos(3t)$ Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z)=\frac{1}{2z-1}$! a) točno b) netočno Sustav čija je funkcija pobude $f(t) \neq 0$ nazivamo:
96. 97. 98.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s)=\frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: (a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava! a) netočno b) točno Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t)+2y'(t)=3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika: a) $C\cos(2t)$ b) $\sin(t)$ c) $3\sin(t+\pi/2)$ d) $t^3\left(3\sin(3t)+3\cos(3t)\right)$ (e) $C_1\sin(3t)+C_2\cos(3t)$ Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z)=\frac{1}{2z-1}!$ a) točno b) netočno
96. 97. 98. 99.	Kontinuirani sustav s prijenosnom funkcijom $H(s)=\frac{2s-1}{s^2+2s+2}$ je stabilan. a) netočno b) točno Odziv nepobuđenog sustava uz zadane početne uvjete ekvivalentan je: a) rješenju homogenog sustava uz jednake početne uvjete b) odzivu mrtvog sustava, neovisno o početnim uvjetima c) rješenju karakteristične jednadžbe uz jednake početne uvjete d) rješenju karakteristične jednadžbe, neovisno o početnim uvjetima e) odzivu mirnog sustava uz jednake početne uvjete NE postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava! a) netočno b) točno Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t)+2y'(t)=3\sin(3t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika: a) $C\cos(2t)$ b) $\sin(t)$ c) $3\sin(t+\pi/2)$ d) $t^3(3\sin(3t)+3\cos(3t))$ e) $C_1\sin(3t)+C_2\cos(3t)$ Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z)=\frac{1}{2z-1}!$ a) točno b) netočno Sustav čija je funkcija pobude $f(t) \neq 0$ nazivamo: a) nepobuđeni sustav b) nelinearni sustav c) pobuđeni sustav d) krepani sustav e) sustav bez početne

102. Odredi polove i nule diskretnog sustava te ispitaj stabilnost ako je zadana prijenosna funkcija $H(z) = \frac{z-2}{z^2-\frac{1}{4}}$!

b) nestabilan, jer nema nula u brojniku

c) stabilan jer ima samo

a) nestabilan jer ima nulu u beskonačnosti

	a) Sustav je nestabilan, nule su $\pm \frac{1}{2}$, pol je 2. b) Sustav je stabilan, nule su ± 2 i polovi su $\pm \frac{1}{4}$. c) Sustav je stabilan, nula je 2, polovi su $\pm \frac{1}{4}$. e) Sustav je stabilan, nula je 2, polovi su $\pm \frac{1}{2}$. e) Sustav je stabilan, nula je 2, polovi su $\pm \frac{1}{2}$.
103.	Imamo li zadanu prijenosnu funkciju stabilnog kontinuiranog LTI sustava $H(s)$, frekvencijsku karakteristiku sustava $H(j\Omega)$ možemo odrediti ako kompleksnu varijablu s zamijenimo s:
	a) $j\Omega$ b) $\sigma + j\Omega$ c) $\alpha + j\beta$ d) konstantom e) σ
104.	Ako je promatrani signal kauzalan, \mathcal{Z} -transformacija konvolucije $x(n)*\delta(n-n_0)$ jednaka je i \mathcal{Z} -transformaciji signala:
	a) $x(n+n_0)$ b) $\mu(n)$ c) $x(n \cdot n_0)$ d) $x(n-n_0)$ e) $x(n)$
105.	Što od navedenog mora nužno vrijediti da bi kontinuirani sustav bio stabilan (ili rubno stabilan)?
	 a) Modul svakog rješenja karakteristične jednadžbe je manji ili jednak 1. b) Odziv sustava je sinusnog valnog oblika. c) Realni dio rješenja karakteristične jednadžbe je negativan. d) Impulsni odziv sustava teži u nulu. e) Ne postoji imaginarni dio rješenja karakteristične jednadžbe.
106.	Odredite \mathcal{Z} -transformaciju signala dobivenog konvolucijom $x(n)*\delta(n)$:
	a) 1 b) $X(z)$ c) $\frac{X(z)}{z}$ d) $\frac{z}{X(z)}$ e) $X(z)\delta(1)$
107.	Jednadžba diferencija $y(n) + 5y(n-1) = u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:
	a) $H(z) = \frac{3z^2 + z}{z^2 + 2z + 1}$ b) $H(z) = \frac{z}{z + 5}$ c) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{z + 2}$ d) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{2z^2 + 4z + 2}$ e) $H(z) = \frac{z + 5}{z}$
108.	Koja tvrdnja NE vrijedi za sustav $y[n] + y[n-2] = 0$ s karakterističnom jednadžbom $q^2 + 1 = 0$?
	a) Koeficijenti prijenosne funkcije su vremenski nezavisni. b) $q_1 = j, q_2 = -j$ c) Prijenosna funkcija ima realne koeficijente. d) Sustav je na rubu stabilnosti. e) Impulsni odziv teži k nuli.
109.	Kako izgleda diferencijalna jednadžba stabilnog, kauzalnog sustava čija je frekvencijska karakterstika dana izrazom: $H(j\Omega)=\frac{1}{5j\Omega-\Omega^2}$?
	a) $5\ddot{y}(t) + \dot{y}(t) = u(t)$ b) $\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$ c) $10\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$ d) $5\dot{y}(t) = u(t)$ e) $\ddot{y}(t) = u(t)$
110.	Odredi za koje je od ponuđenih parametara a i b diskretan sustav stabilan, ako mu je homogeno rješenje $h[n] = 5 \cdot 2^{-n} + a \cdot 3^{bn}$.
	a) $a = 2$ i $b = -1$ b) $a = 1$ i $b = 0, 5$ c) $a = 3$ i $b = \sqrt{3}$ d) $a = -2$ i $b = 1$ e) Sustav je nestabilan neovisno o odabiru parametara a i b .
111.	Prijenosnu funkciju proizvoljnog, stabilnog sustava $H(s)$ možemo zapisati: $(A(\Omega)$ je amplitudna frekvencijska karakteristika sustava, a $\varphi(\Omega)$ fazna).
	a) $H(j\Omega) = e^{j\varphi(\Omega)}$ b) $H(j\Omega) = A(\Omega)e^{j\varphi(\Omega)}$ c) $H(j\Omega) = A(\Omega)$ d) $H(j\Omega) = A(\Omega) + e^{j\varphi(\Omega)}$ e) $H(j\Omega) = \frac{A(\Omega)}{e^{j\varphi(\Omega)}}$
112.	Odredi polove i nule kontinuiranog sustava te ispitaj stabilnost, ako je zadana prijenosna funkcija: $H(s) = \frac{s+1}{s^2-4}$.
	a) nestabilan, nule: ±1, polovi: ±2 b) nestabilan, nule: -1, polovi: ±1 c) nestabilan, nule: -1, polovi: ±2 d) stabilan, nule: ±2, polovi: -1 e) stabilan, nule: -1, polovi: ±1
113.	Miran sustav je sustav pobuđen funkcijom pobude $u(t)$ različitom od nule
	a) Točno (b) Netočno
114.	Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z)=T\frac{z}{z-\frac{1}{3}}$ glasi:
	a) $h[n] = T(\frac{3}{2})^n \mu[n]$ b) $h[n] = T(\frac{1}{7})^n \mu[n]$ c) $h[n] = 1 \mu[n]$ d) $h[n] = T(\frac{1}{2})^n \mu[n]$ e) $h[n] = T(\frac{1}{3})^n \mu[n]$
115.	Nepobuđeni odziv sustava (ili komplementarno rješenje) nazivamo još i:
	a) Prisilno titranje sustava (b) Vlastito titranje ili gibanje sustava (c) Stacionarno stanje (d) Partikularno rješenje sustava (e) Harmonijsko gibanje sustava
116.	Nađi rješenje diferencijske jednadžbe $y[n]-y[n-1]=u[n-1]$ u $\mathcal Z$ domeni uz $y[-1]=u[-1]=0.$
	a) $Y(z) = \frac{1}{1-z^{-1}}U(z)$ b) $Y(z) = \frac{1}{z}U(z)$ c) $Y(z) = Y(z-1) + U(z-1)$ d) $Y(z) = \frac{z^{-1}}{1-z^{-1}}U(z)$ e) $Y(z) = z^{-1}U(z)$

117.	Jednadžba $y'(t) + ay(t) = f(t)$, gdje je a konstanta, opisuje:
	a) nelinearni vremenski promjenjiv sustav b) jednadžba ne opisuje sustav, a ne smije biti konstanta c) nelinearni vremenski nepromjenjiv sustav d) vremenski nepromjenjiv linearni sustav e) vremenski promjenjiv linearni sustav
118.	Imate impulsni odziv sustava $h(t) = 2e^{-3t} + 3e^{2t}$ pa je prema tome sustav:
	a) nestabilan jer su polovi: $2,3$ b) na granici stabilnosti jer su polovi $j3,j2$. c) nestabilan jer je jedan pol u desnoj poluravnini d) stabilan jer brojnik prijenosne funkcije ispadne identički jednak 0 e) stabilan jer su polovi: $-2, -3$
119.	Neka je zadana eksponencijalna funkcija $f(t) = Ue^{st}$. Deriviranjem ove funkcije dobivamo konstantnu vrijednost.
	a) točno b) netočno
120.	Da bi diskretan sustav s korijenima karakteristične jednadžbe $q_i \in \mathbb{C}$ bio nestabilan nužno mora vrijediti:
	a) Za sve i vrijedi $ q_i \le 1!$ b) Za sve i vrijedi $ q_i > \frac{1}{2}$. c) Postoji i takav da je $ q_i > 1$. d) Postoji i takav da je $ q_i > 1$. e) Za sve i vrijedi $ q_i > 2!$
121.	Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = T \frac{z}{z-1}$ glasi:
	a) $h(n) = (\frac{1}{3})^n \mu(n)$ b) $h(n) = (\frac{1}{2})^n \mu(n)$ c) $h(n) = T \mu(n)$ d) $h(n) = (\frac{1}{5})^n \mu(n)$ e) $h(n) = 1 \mu(n)$
122.	Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -3 i -1 , a partikularno rješenje $2\mu(t)$, tada je odziv sustava:
	a) $-3-1+2\mu(t)$ b) $C_1e^{-3t}+C_2e^{-t}$ c) $2\mu(t)$ d) $C_1e^{-3t}+C_2e^{-t}+2\mu(t)$ e) $C_1e^{-3t}+C_2e^{-7t}+2\mu(t)$
123.	Jednadžba diferencija $y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-1)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:
	a) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{z + 2}$ b) $H(z) = \frac{3z^2 + z}{z^2 + 2z + 1}$ c) $H(z) = \frac{z^2 + 2z + 1}{z^2 + 3z}$ d) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{z^2 + 2z + 1}$ e) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{2z^2 + 4z + 2}$
124.	Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{z-1}, z > 1.$
	a) $x(n) = (-1)^n \mu(n)$ b) $x(n) = \mu(-n-1)$ c) $x(n) = \mu(n)$ d) $x(n) = \delta(n)$ e) $x(n) = \mu(n-1)$
125.	Postoji frekvencijska karakteristika stabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!
	(a) netočno (b) točno
126.	Imate pred sobom prijenosnu funkciju $H(s) = \frac{1+2s}{(s+1)(s-1)(s+2)^2}$. Za sustav biste rekli:
	 a) Sustav je stabilan jer su svi polovi realni b) Sustav je nestabilan zbog višestrukog pola u lijevoj poluravnini:2 c) Sustav je nestabilan zbog pola u desnoj poluravnini:1 d) Sustav je stabilan jer su svi polovi u lijevoj poluravnini e) Sustav je nestabilan zbog višestrukog pola u desnoj poluravnini:2
127.	Kako su povezane frekvencija f i kružna frekvencija ω ?
	a) $\omega = \frac{2\pi}{f}$ b) $\omega = \pi f$ c) $\omega = \frac{\pi}{f}$ d) $\omega = f$ e) $\omega = 2\pi f$
128.	Prijenosna funkcija sustava je $H(z)=\frac{1}{2z-1}$. Sustav pobuđujemo stalnim signalom (konstantom) amplitude 2. Prisilni odziv je:
	(a) 2 b) $\frac{1}{2}$ c) $2e^{-j\frac{n}{2}}$ d) 1 e) $\cos(2n-\frac{1}{2})$
129.	Stacionarno stanje sustava je stanje sustava uz konstantnu ili periodičku pobudu.
	a) Netočno (b) Točno
130.	Signal $\cos(\omega n) + 2\sin(2\omega n)$ pobuduje sustav s amplitudno-frekvencijskom karakteristikom $H(e^{j\omega}) = 2e^{-j\omega\frac{\pi}{2}}$. Prisilni odziv je:
	a) $2\cos(\omega n + \frac{\pi}{2}) + 2\sin(2\omega n + \pi)$ b) $2\cos(\omega n - \omega \frac{\pi}{2}) + 4\sin(2\omega n - \omega \pi)$ c) $\frac{\pi}{2}\cos(\omega n) + \pi\sin(2\omega n)$ d) $\cos(\frac{\pi}{2}\omega n) + 2\sin(\pi\omega n)$ e) $2\cos(\omega n) + 4\sin(2\omega n)$
131.	Područje konvergencije \mathcal{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n)=2^n\mu(n)-4^n\mu(-n-1)$ glasi:
	a) $ z > 2$ b) $ z > 4$ c) $ z > \frac{1}{4}$ d) $\frac{1}{2} < z < \frac{1}{4}$ e) $2 < z < 4$

132. Za niz $x(n) = \delta(n-2)\mathcal{Z}$ -transformacija glasi:

	a) $X(z) = \frac{1}{2}z^{-n}$ b) $X(z) = 2z^{-n}$ c) $X(z) = z^2$ d) $X(z) = \frac{z}{(z-2)}$ e) $X(z) = z^{-2}$
	Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{z-1} - \frac{z}{z-2}, z > 2.$
	a) $x(n) = (2^{-n} - 1) \mu(n)$ b) $x(n) = (1 - 2^{-n}) \mu(n)$ c) $x(n) = (1 - 2^{n}) \mu(n)$ d) $x(n) = (1 + 2^{n}) \mu(n)$
134.	Koja od navedenih karakterističnih jednadžbi pripada nestabilnom kontinuiranom sustavu?
	a) $\lambda^2 - 4 = 0$ b) $\lambda^2 + 4 = 0$ c) $(\lambda + 3)(\lambda + 2) = 0$ d) $\lambda + 0.5 = 0$ e) $(\lambda - j)(\lambda + j) = 0$

135. Dio frekvencijske karakteristike stabilnog kontinuiranog LTI sustava opisan izrazom $\angle H(j\Omega) = \arctan \frac{\operatorname{Im} H(j\Omega)}{\operatorname{Re} H(j\Omega)}$ nazivamo (za slučaj kada kut ne prelazi $\pm \frac{\pi}{2}$):

(a)) fazna frekvencijska karakteristika **b)** dio frekvencijske karakteristike izazvan funkcijom $\mu(t)$ c) amplitudna frekvencijska karakteristika d) realni dio frekvencijske karakteristike e) imaginarni dio frekvencijske karakteristike

136. Prijenosnoj funkciji $H(z)=\frac{1+3z^{-2}}{1+2z^{-1}+z^{-2}}$ odgovara sljedeća jednadžba diferencija:

```
a) y(n+1) + 2y(n) + y(n-1) = u(n) + 3u(n-2)
c) y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-2)
                                                                                     b) y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = 2u(n) + 3u(n-2)

d) y^2(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-2)
e) y(n) + 3y(n-2) = u(n) + 2u(n-1) + u(n-2)
```

137. \mathcal{Z} - transformacija signala w(n) = 5x(n) + 3y(n) glasi:

```
(a) W(z) = 5X(z) + 3Y(z) (b) W(z) = 5X(z) - 3Y(z) (c) W(z) = 3X(z) + 5Y(z) (d) W(z) = 5X(z) * 3Y(z) (e) W(z) = 5X(z) * 3Y(z)
```

138. Prisilni odziv sustava se još naziva i:

(d) Partikularno a) Impulsni odziv sustava b) Stacionarno stanje sustava c) Odziv nepobuđenog sustava rješenje e) Homogeni odziv sustava

139. Profesor na predavanju tumači stabilnost sustava. Kolegici pored vas se čini da je jedan od sustava ipak nestabilan. Na ploči je napisano: (1) $\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$; (2) $\dot{y}(t) - y(t) = u(t)$.

a) Oba sustava su nestabilna. b) Ovisi o pobudi sustava. c) Sustav (1) je nestabilan, sustav (2) je stabilan. d) Oba sustava su stabilna. e) Sustav (1) je stabilan, a sustav (2) nestabilan

140. Koja od navedenih karakterističnih jednadžbi pripada nestabilnom diskretnom sustavu?

```
a) (2q-1)(2q+1) = 0 b) q^2 + 4 = 0 c) 4q + 3 = 0 d) (2q-j)(2q+j) = 0 e) q - 0.5 = 0
```

141. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{st}$ i frekvencijska karakteristika $H(j\Omega) = \frac{1}{6i\Omega - 4\Omega^2}$, tada je diferencijalna jednadžba sustava:

```
a) 5\ddot{y}(t) + 10\dot{y}(t) = u(t) b) 4\ddot{y}(t) + 6\dot{y}(t) + 3y(t) = u(t) c) 6\dot{y}(t) = u(t) d) 4\ddot{y}(t) + 6\dot{y}(t) = u(t)
e) 4\ddot{y}(t) = u(t)
```

142. Odredi polove i nule diskretnog sustava te ispitaj stabilnost ako je zadana prijenosna funkcija $H(z) = \frac{1-z^{-1}}{3-2z^{-1}}!$

a) Sustav je nestabilan, nula je 1, pol je $\frac{3}{2}$. b) Sustav je nestabilan, nula je -1, pol je $-\frac{3}{2}$. c) Sustav je stabilan, nula je 1, pol je $\frac{3}{2}$. d) Sustav je stabilan, nula je 1 i pol je $\frac{2}{3}$. e) Sustav je stabilan, nula je -1, pol je $-\frac{2}{3}$.

143. Jednadžba diferencija $(3+4E^{-1}+2E^{-2})y(n)=(1+5E^{-1})u(n)$ ima sljedeću prijenosnu funkciju:

a)
$$H(z) = \frac{z^2 + 3z}{2z^2 + 4z + 2}$$
 b) $H(z) = \frac{3z^2 + 4z + 2}{z^2 + 5z}$ c) $H(z) = \frac{z^2 + 3z}{z + 2}$ d) $H(z) = \frac{z^2 + 5z}{3z^2 + 4z + 2}$ e) $H(z) = \frac{3z^2 + 2z}{z^2 + 2z + 1}$

144. Za linearni sustav drugog reda $\ddot{y}(t) + a\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$ odredite vrijednost parametra a tako da sustav bude na granici stabilnosti.

a) a = -2 b) a = 1 c) a = -1 d) a = 0 e) a = 2

145. Ako je $H(z) = 2\frac{z}{z-0.5}$ koliki je impulsni odziv tog sustava?

a)
$$h(n) = \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1}$$
 b) $h(n) = \frac{1}{2}2^n$ **c)** $h(n) = 2^{-n+1}$ **d)** $h(n) = \frac{1}{2}2^{-n}$ **e)** $h(n) = 2^{n+1}$

146. Prijenosnoj funkciji $H(z)=\frac{z^2+3z}{z^2+2z+1}$ odgovara sljedeća jednadžba diferencija:

```
a) y(n)+2y(n-1)+y(n-2) = 2u(n)+3u(n-2) b) y^2(n)+2y(n-1)+y(n-2) = u(n)+3u(n-1) c) y(n)+3y(n-1) = 2u(n)+3u(n-2)
      u(n)+2u(n-1)+u(n-2) d) y(n)+2y(n-1)+y(n-2)=u(n)+3u(n-1) e) y(n+1)+2y(n)+y(n-1)=u(n)+3u(n-1)
147. Koja tvrdnja vrijedi za sustav zadan prijenosnom funkcijom: H(s) = \frac{1}{s^2+4}?
      a) Sustav je nestabilan jer su polovi u desnoj poluravnini.
                                                                  b) Polovi sustava su imaginarni pa se ponašanje nemože
      odrediti c) Sustav je stabilan jer su polovi u desnoj poluravnini. d) Sustav je nestabilan jer ima dva pola na j osi.
      e) Sustav je na granici stabilnosti jer su polovi na j osi
148. Prijenosnoj funkciji H(z)=\frac{1+3z^{-1}}{1+2z^{-1}+z^{-2}} odgovara sljedeća jednadžba diferencija:
```

 $\mathbf{a)} \ \ y(n) + 3y(n-1) = u(n) + 2u(n-1) + u(n-2) \qquad \mathbf{b)} \ \ y(n+1) + 2y(n) + y(n-1) = u(n) + 3u(n-1) \qquad \mathbf{c)} \ \ y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-1) \qquad \mathbf{e)} \ \ y(n) + 2y(n-1) + y($ u(n) + 3u(n-1)

149. Kako su povezane frekvencija f i kružna frekvencija ω ?

a)
$$\omega = 2\pi f$$
 b) $\omega = \pi f$ c) $\omega = \frac{\pi}{f}$ d) $\omega = f$ e) $\omega = \frac{2\pi}{f}$

150. Jednadžba $y'(t) + e^{-y(t)}y(t) = f(t)$ opisuje:

(a) nelinearni vremenski nepromjenjiv sustav b) nelinearan vremenski promjenjiv sustav c) vremenski promjenjiv d) jednadžba ne opisuje sustav, koeficijent uz y(t) mora biti konstanta e) vremenski nepromjenjiv linearni sustav

Koji od navedenih korijena karakteristične jednadžbe odgovaraju nestabilnom diskretnom sustavu? Navedeni su svi korijeni odgovarajućih karakterističnih jednadžbi.

(a)
$$q_1 = 0.5, q_2 = 1 - j, q_3 = 1 + j$$
 (b) $q_1 = 0.1, q_2 = 0.2, q_3 = 0.3$ (c) $q_1 = 0.5, q_2 = 0.1 - 0.1j, q_3 = 0.1 + 0.1j$ (e) $q_1 = 0.5, q_2 = 0.5j, q_3 = 0.5j$

152. Dana je prijenosna funkcija kontinuiranog sustava: $H(s) = \frac{b_1 + b_0 s}{a_1 + a_0 s}$. Stabilnost sustava ovisi o:

```
a) a_0, a_1, b_0 b) b_0, b_1 c) a_1 d) a_0, a_1 e) a_0, a_1, b_0, b_1
```

153. Prijenosna funkcija sustava je: $H(s) = \frac{1}{s^2 - s - 2}$. Koja tvrdnja vrijedi za dani sustav?

a) nestabilan jer su oba pola u desnoj poluravnini:1,2 b) stabilan jer su polovi realni:-1,-2 (c) nestabilan jer je jedan pol u desnoj poluravnini:2 d) nestabilan jer ima nulu u beskonačnosti e) stabilan jer polovi u lijevoj poluravnini:-2, -3

154. Ako je $y_1(t)$ homogeno rješenje uz zadane početne uvjete, ako je $y_2(t)$ homogeno rješenje uz početne uvjete jednake nuli te ako je $y_p(t)$ partikularno rješenje, odziv nepobuđenog sustava možemo prikazati kao:

```
a) y(t) = y_2 t b) y(t) = y_1(t) + y_p(t) c) y(t) = y_2(t) + y_p(t) d) y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_p(t) (e) y(t) = y_1(t) + y_2(t) + y_2(t
```

155. Prijenosnoj funkciji $H(z) = \frac{z^2+3}{z^2+2z+1}$ odgovara sljedeća jednadžba diferencija:

a)
$$y^2(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = u(n) + 3u(n-1)$$

b) $y(n) + 3y(n-2) = u(n) + 2u(n-1) + u(n-2)$
c) $y(n+1) + 2y(n) + y(n-1) = u(n) + 3u(n-1)$
d) $y(n) + 3y(n-2) = u(n) + 2u(n-1) + u(n-2)$
e) $y(n) + 2y(n-1) + y(n-2) = 2u(n) + 3u(n-2)$

156. Područje konvergencije \mathbb{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = -4^n \mu(-n-1)$ glasi:

a)
$$0 < |z| < \infty$$
 b) $|z| > \frac{1}{4}$ c) $|z| > 4$ d) $|z| < 4$ e) $|z| < \frac{1}{4}$

157. Izrazom $A(\omega) = \text{abs } H(e^{j\omega}) = \sqrt{\text{Re}[H(e^{j\omega}]^2 + \text{Im}[H(e^{j\omega}]^2]}$, gdje je $H(e^{j\omega}) = A(\omega)e^{j\varphi(\omega)}$ definirana je:

a) fazna karakteristika b) statička karakteristika c) amplitudna karakteristika d) prijelazna karakteristika e) frekvencijska karakteristika

158. Dan je karakteristični polinom kontinuiranog sustava: $(\lambda - a)(\lambda - b)$. Za koje od ponuđenih a i b je taj sustav nestabilan?

a)
$$a = b = 1$$

e) $a = b = -\frac{1}{2}$ i $b = -2$
c) $a = -1 - j$ i $b = -1 + j$
d) $a = -2 + j$ i $b = -2 - j$

159. Područje konvergencije Z-transformacije diskretnog signala $x(n) = 3^{-n} \mu(n) + 5^{-n} \mu(n)$ glasi:

(a)
$$|z| > \frac{1}{3}$$
 (b) $|z| > 3$ (c) $|z| > \frac{1}{5}$ (d) $3 < |z| < 5$ (e) $|z| > 5$

	a) $\operatorname{arccos} \frac{\operatorname{Im} H(j\omega)}{\operatorname{Re} H(j\omega)}$ b) $\frac{\operatorname{Re} H(j\omega)}{\operatorname{Im} H(j\omega)}$ c) $\operatorname{arctan} \frac{\operatorname{Im} H(j\omega)}{\operatorname{Re} H(j\omega)}$ d) $\operatorname{arcsin} \frac{\operatorname{Re} H(j\omega)}{\operatorname{Im} H(j\omega)}$ e) $\operatorname{arctan} \frac{\operatorname{Re} H(j\omega)}{\operatorname{Im} H(j\omega)}$
163.	Funkciju pobude $u(t)=Ue^{st}=Ue^{j\Omega t},$ gdje je $s=j\Omega$ konstanta, možemo zapisati:
	a) $u(t) = U\cos(\Omega t) + U\sin(\Omega t)$ b) $u(t) = jU\sin(\Omega t)$ c) $u(t) = U\cos(\Omega t) - jU\sin(\Omega t)$ d) $u(t) = U\cos(\Omega t)$ e) $u(t) = U\cos(\Omega t) + jU\sin(\Omega t)$
164.	Koji od navedenih polova prijenosne funkcije odgovaraju stabilnom diskretnom sustavu? Navedeni su svi polovi prijenosne funkcije.
	a) $z_{p_1} = -0.5$, $z_{p_2} = -1.5j$ i $z_{p_3} = 1.5j$ b) $z_{p_1} = 0.5$, $z_{p_2} = -0.5j$ i $z_{p_3} = 0.5j$ c) $z_{p_1} = -0.75$, $z_{p_2} = 1-j$ i $z_{p_3} = 1+j$ d) $z_{p_1} = 0.5$, $z_{p_2} = 1-0.5j$ i $z_{p_3} = 1+0.5j$ e) $z_{p_1} = -2$, $z_{p_2} = -1$ i $z_{p_3} = 1$
165.	Sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{3}{(2z-1)(5z-1)}$ pobuđen je signalom $\frac{1}{8}e^{-\frac{n}{6}}\sin(\pi n)\cos(\frac{2}{3}n+\pi) + 6\cos(\pi n)$. Odziv sustava na ovu pobudu u stacionarnom stanju je:
	a) $48\cos(\pi n)$ b) $\sin(2\pi n)$ c) $\cos(\pi n)$ d) $\frac{1}{8}e^{-n}\sin(3\pi n)\cos(2n+3\pi)+\sin(3\pi n)$ e) $\frac{3}{80}\cos(\frac{2}{3}n+\pi)$
166.	Ako su korijeni karakteristične jednadžbe -3 i -1 , a partikularno rješenje $2 \mu(t)$, tada je rješenje homogene jednadžbe:
	a) $-3-1+2\mu(t)$ b) $2\mu(t)$ c) $C_1e^{-3t}+C_2e^{-t}+2\mu(t)$ d) $C_1e^{-3t}+C_2e^{-t}$ e) $C_1e^{-3t}+C_2e^{-7t}+2\mu(t)$
167.	Postoji frekvencijska karakteristika nestabilnog kauzalnog kontinuiranog LTI sustava!
	a) točno b) netočno
168.	Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{z\frac{\sqrt{3}}{2}}{z^2 - z + 1}$ glasi:
	a) $h[n] = (\frac{1}{5})^n \mu[n]$ b) $h[n] = \sin(\frac{1}{3}n) \mu[n]$ c) $h[n] = (\frac{1}{3})^n \mu[n]$ d) $h[n] = \sin(\frac{\pi}{3}n) \mu[n]$ e) $h[n] = \sin(\frac{\pi}{6}n) \mu[n]$
169.	Što od navedenog mora nužno vrijediti da bi diskretni sustav bio stabilan (ili rubno stabilan)?
	 a) Realni dio rješenja karakteristične jednadžbe je negativan. svakog rješenja karakteristične jednadžbe je manji ili jednak 1. e) Impulsni odziv sustava teži u vrijednost različitu od nule. b) Impulsni odziv sustava teži u nulu. c) Modul d) Odziv sustava na bilo koju pobudu konvergira.
170.	Diskretan sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1+2z^{-1}}{2-z^{-1}}$ je stabilan.
	a) netočno b) točno
171.	Neka je diferencijalna jednadžba oblika $3y''(t) + 2y'(t) = 0,3 \mu(t)$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti ce oblika:
	(a) $C \mu(t)$ (b) $\mu(t)$ (c) $0.3 \cos(t)$ (d) Ce^{pt} (e) $\sin(0.3t)$
172.	Kakva mora biti pobuda da bi BIBO stabilan diskretni sustav imao ograničen (konačan) izlaz?
	 a) Kroneckerova δ funkcija. b) Bilo kojeg oblika, samo da je ograničena (konačna). c) Nema ograničenja. d) Padajuća eksponencijala. e) Sinusna pobuda.
173.	Neka je diferencijalna jednadžba oblika $y''(t) - y'(t) - 6y(t) = e^{-2t}$. Pretpostavljeno partikularno rješenje biti će oblika:
	a) Ct^2e^{-2t} b) Cte^{2t} c) $2\mu(t)$ d) Cte^{-2t} e) e^{-2t}
174.	

b) $A(\omega) = \operatorname{Im}[H(e^{j\omega})]^2$

161. Koliko iznosi početna vrijednost niza u vremenskoj domeni, ukoliko je poznata jednostrana \mathcal{Z} -transformacija X(z)=

162. Fazna frekvencijska karakteristika $\angle H(j\omega)$ stabilnog kontinuiranog LTI sustava određena je izrazom (za slučaj da je kut

b) $x(0) = \infty$ **c)** x(0) = 0 **d)** $x(0) = \frac{4}{3}$ **e)** x(0) = -1

c) $A(\omega) = \sqrt{\text{Re}[H(e^{j\omega})]^2 + \text{Im}[H(e^{j\omega})]^2}$.

160. Amplitudno-frekvencijska karakteristika $A(\omega)$ dana je sljedećim izrazom:

a) $A(\omega) = \sqrt{\text{Re}[H(e^{j\omega})] + \text{Im}[H(e^{j\omega})]}$. b) Ad) $A(\omega) = \text{Re}[H(e^{j\omega})]^2$ e) $A(\omega) = \text{Re}[H(e^{j\omega})]$

(a) x(0) = 1

između $-\frac{\pi}{2}$ i $\frac{\pi}{2}):$

	(a) amplitudna karakteristika (b) prijelazna karakteristika (c) frekvencijska karakteristika (d) statička karakteristika (e) fazna karakteristika
175.	Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z - \frac{3}{5}}!$
	a) netočno b) točno
176.	Odrediti koeficijent a pri rastavu na parcijalne razlomke za \mathcal{Z} -transformaciju : $\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{z(z-1)(z-2)} = \frac{a}{z} - \frac{1}{z-1} + \frac{1}{2} \frac{1}{(z-2)}$.
	a) $a = 2$ b) $a = -2$ c) $a = \frac{1}{2}$ d) $a = -\frac{1}{2}$ e) $a = 1$
177.	Homogena linearna diferencijalna jednadžba n –tog reda ima:
	a) najviše $(n-1)$ linearno nezavisnih rješenja (b) najviše n linearno nezavisnih rješenja (c) beskonačno mnogo linearno nezavisnih rješenja (d) najviše $(n-1)$ linearno zavisnih rješenja (e) najviše n linearno zavisnih rješenja
178.	$\mathcal Z$ transformacija ulaza je $U(z)$, a izlaza $Y(z)$. Jednadžba sustava u $\mathcal Z$ domeni je $z^{-2}Y(z)+2Y(z)=z^{-3}U(z)$. Prijenosna funkcija $H(z)$ je:
	a) $H(z) = \frac{1}{z^{-3}}$ b) $H(z) = z^{-3}(z^{-2} + 2)$ c) $H(z) = \frac{1}{z^{-2} + 2}$ d) $H(z) = \frac{z^{-3}}{z^{-2} + 2}$ e) $H(z) = \frac{z^{-2} + 2}{z^{-3}}$
179.	Pita vas kolega koji nažalost ne pohađa predavanja kako se ponaša sustav zadan diferencijalom jednadžbom $\ddot{y}(t) + 3\dot{y}(t) + 2y(t) = u(t)$. Vi, puni znanja jer slušate profesore tijekom predavanja, odgovarate:
	a) Sustav je nestabilan jer su polovi -1 i -2 . b) Sustav je stabilan jer su polovi -2 i -3 . c) Sustav je stabilan jer su polovi -1 i -2 . d) Sustav je stabilan jer ima dvostruki pol -1 . e) Sustav je nestabilan jer su polovi -2 i -3 .
	154

180. Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{15t}$ i diferencijalna jednadžba $\ddot{y}(t) + 5\dot{y}(t) = u(t)$, tada je frekvencijska karakteristika sustava:

- a) $H(j\Omega) = 5j\Omega \Omega^2$ b) $H(j\Omega) = -\Omega^2$ c) $H(j\Omega) = \frac{1}{5j\Omega \Omega^2}$ d) $H(j\Omega) = \frac{1}{\Omega^2}$ e) $H(j\Omega) = \frac{5j\Omega}{\Omega^2}$
- 181. Dana je prijenosna funkcija diskretnog sustava $H(z) = \frac{b_0 + b_1 z^{-1}}{a_0 + a_1 z^{-1}}$. Stabilnost sustava ovisi o:
 - **a)** $a_0, a_1 i b_0$ **b)** $b_0 i b_1$ **c)** $a_0 i a_1$ **d)** $a_0, a_1, b_0 i b_1$ **e)** a_1
- 182. Područje konvergencije $\mathcal Z$ -transformacije diskretnog signala $x(n)=4^{-n}\,\mu(-n-1)$ je:
 - a) |z| > 4 b) |z| < 4 c) $0 < |z| < \infty$ d) $|z| > \frac{1}{4}$ e) $|z| < \frac{1}{4}$
- 183. Sustav s prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{5}{(4z-1)(3z-2)}$ pobuđuje se periodičnim signalom $\{\ldots,1,-1,1,-1,1,-1,1,-1,1,\ldots\}$. Prisilni odziv sustava je:
 - a) $\frac{5}{12}\sin(\pi n)$ (b) $\{\ldots,\frac{1}{5},-\frac{1}{5},\frac{1}{5},-\frac{1}{5},\frac{1}{5},-\frac{1}{5},\frac{1}{5},-\frac{1}{5},\frac{1}{5},-\frac{1}{5},\frac{1}{5},\ldots\}$ c) $\frac{1}{8}\cos(\pi n)$ d) $5\cos(-\pi n)$ e) $\{\ldots,1,0,1,0,\frac{1}{2},0,1,0,1,\ldots\}$
- 184. Postoji frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z+15}!$
 - a) točno b) netočno
- 185. Sustav drugog reda opisan je jednadžbom $\ddot{y}(t) + 4\dot{y}(t) + 8y(t) = u(t)$. Kako se taj sustav ponaša?
 - a) Sustav je nestabilan, polovi su 4,8. b) Sustav je stabilan, polovi su $-2 \pm j2$. c) Sustav je stabilan, polovi su $\pm j2$. d) Sustav je nestabilan, polovi su $2 \pm j2$. e) Sustav je stabilan, polovi su -4, -8.
- 186. Uvrštenjem pretpostavljenog rješenja homogene jednadžbe $y(t) = e^{pt}$, gdje je p kompleksan broj, u diferencijalnu jednadžbu y''(t) + 2y'(t) + y(t) = 0, dobivamo karakterističnu jednadžbu:
 - a) $2p^2 + 2 = 0$ b) $p^2 + 2p + 1 = 0$ c) $p^2e^{pt} + 2p + 1 = 0$ d) $p^2 + 2pe^{pt} = 0$ e) $2p^2 + 2p = 0$
- 187. Odredi polove i ispitaj stabilnost kontinuiranog sustava danog prijenosnom funkcijom: $H(s) = \frac{1}{(2s+1)(s^2-1)}$.
 - (a) nestabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm 1$ (b) stabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm j$ (c) stabilan, polovi: $-1, \pm \frac{1}{2}j$ (d) stabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm j$ (e) nestabilan, polovi: $-\frac{1}{2}, \pm j$
- 188. Amplitudno-frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{3z^2+2}$ na frekvenciji $\omega = \frac{\pi}{2}$ iznosi:
 - a) $\frac{1}{3}$ b) $\frac{1}{5}$ c) 1 d) Frekvencijska karakteristika tog sustava ne postoji! e) $\frac{1}{2}$

189.	Za koji $a \in \mathbb{R}$ je sustav opisan diferencijalnom jednadžbom $2\dot{y}(t) + ay(t) = 3\mu(t) + a\mu(t)$ stabilan? ($\mu(t)$ je jedinična stepenica.)
	a) $ a > \frac{1}{2}$ b) $-2 \le a < 0$ c) $a \ge 0$ d) $ a \le 2$ e) $a < 0$
190.	Zvonko Vam zadaje jednadžbu diferencija $y(n+1)=\frac{1}{10}(y(n)+u(n))$ i traži da napišete frekvencijsku karakteristiku. Spremno odgovarate:
	a) $H(z) = \frac{\frac{1}{10}}{z-1}$ b) $H(e^{j\omega}) = \frac{\frac{1}{10}}{e^{j\omega}-1}$ c) $H(z) = \frac{1}{10z-1}$ d) $H(e^{j\omega}) = \frac{1}{e^{j\omega}-10}$ e) $H(e^{j\omega}) = \frac{1}{10e^{j\omega}-1}$
191.	Jedan mlađi kolega vas pita, kao iskusnog starijeg studenta, kako se ponaša sustav opisan diferencijalnom jednadžbom $\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$. Vi slušate SIS pa znate da je:
	 a) Sustav nestabilan, polovi su 1 i 2. b) Sustav je na granici stabilnosti. c) Sustav stabilan, s dvostrukim polom u -1! d) Sustav nestabilan s dvostrukim polom u 1. e) Sustav stabilan, ima polove u -1 i -2.
192.	Odrediti inverznu \mathcal{Z} -transformaciju funkcije $X(z) = \frac{z}{(z-1)^2}, z > 1.$
	a) $x(n) = \frac{1}{n^2} \mu(n)$ b) $x(n) = \frac{1}{n} \mu(n)$ c) $x(n) = n \mu(n)$ d) $x(n) = n^2 \mu(n)$ e) $x(n) = \mu(n)$
193.	Odrediti koeficijent b za \mathbb{Z} -transformaciju : $\frac{X(z)}{z} = \frac{1}{(z-1)(z-2)^2} = \frac{1}{z-1} + \frac{b}{z-2} + \frac{1}{(z-2)^2}$.
	(a) $b = \frac{1}{2}$ (b) $b = -2$ (c) $b = -1$ (d) $b = 1$ (e) $b = 2$
194.	Neki sustav s pobudom $f(t)$ možemo opisati diferencijalnom jednadžbom. Koju pobudu moramo odabrati da bi diferencijalna jednadžba postala homogena?
	(a) $f(t) = 0$ b) $f(t) = e^{2t}$ c) $f(t) = \sin(3t)$ d) $f(t) = \cos(4t)$ e) $f(t) = 1$
195.	Pobuđen sustav je sustav s početnom energijom jednakom nuli.
	(a) Netočno b) Točno
196.	Impulsni odziv $h[n]$ sustava je dan izrazom $\mathcal{Z}^{-1}[H(z)]$.
	a) točno b) netočno
197.	Pobuđen sustav je sustav pobuđen funkcijom pobude $u(t)$ različitom od nule.
	a) Netočno (b) Točno
198.	Jedan mlađi kolega vas pita, kao iskusnog starijeg studenta, kako se ponaša sustav opisan diferencijalnom jednadžbom $\ddot{y}(t) + 2\dot{y}(t) + y(t) = u(t)$. Vi slušate SIS pa znate da je:
	 a) Sustav je na granici stabilnosti. b) Sustav nestabilan, polovi su 1 i 2. c) Sustav stabilan, ima polove u -1 i -2. d) Sustav stabilan, s dvostrukim polom u -1! e) Sustav nestabilan s dvostrukim polom u -1.
199.	$\mathcal Z$ transformacija ulaza je $U(z)$, a izlaza $Y(z)$. Prebacimo li diferencijsku jednadžbu u $\mathcal Z$ domenu uz početne uvjete jednake nuli prijenosnu funkciju $H(z)$ računamo kao:
	a) $H(z) = Y(z) * U(z)$ b) $H(z) = Y(z) + U(z)$ c) $H(z) = Y(z)U(z)$ d) $H(z) = \frac{U(z)}{Y(z)}$ e) $H(z) = \frac{Y(z)}{U(z)}$
200.	Jednadžba $y'(t) + a(t)y(t) = f(t)$ opisuje:

a) jednadžba ne opisuje sustav, a(t) mora biti konstanta b) nelinearni vremenski nepromjenjiv sustav c) vremenski nepromjenjiv linearni sustav e) nelinearni vremenski promjenjiv sustav

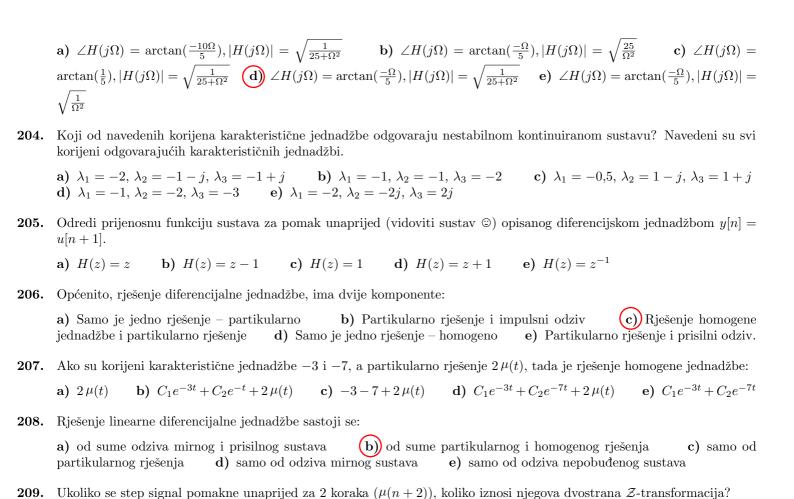
201. Odredi red sustava zadanog diferencijskom jednadžbom y[n] + y[n-2] = u[n-4].

(a) 2 (b) 3 (c) 0 (d) 1 (e) 4

202. Amplitudna karakteristika $\big|H(j\Omega)\big|$ kontinuiranog stabilnog LTI sustava određena je izrazom:

a) $\operatorname{Im} \left| H(j\Omega) \right|$ b) $\sqrt{\operatorname{Re}^2 \left[H(j\Omega) \right] - \operatorname{Im}^2 \left[H(j\Omega) \right]}$ c) $\sqrt{\operatorname{Re}^2 \left[H(j\Omega) \right] + \operatorname{Im}^2 \left[H(j\Omega) \right]}$ d) $\sqrt{\operatorname{Re} \left[H(j\Omega) \right] + \operatorname{Im} \left[H(j\Omega) \right]}$ e) $\operatorname{Re} \left[H(j\Omega) \right] + \operatorname{Im} \left[H(j\Omega) \right]$

203. Ako je zadana diferencijalna jednadžba kojom je opisan sustav $\dot{y}(t) + 5y(t) = u(t)$ i funkcija pobude $u(t) = 5\sin(10t)$, tada su amplitudna i fazna karakteristika sustava jednake:



a) Sustav je stabilan ako -b < a b) Sustav je stabilan ako $-\frac{b}{a} > 0$. c) Sustav je stabilan ako -b > a d) Sustav je uvijek stabilan jer je prvog reda! e) Sustav je stabilan ako $-\frac{b}{a} < 0$.

211. Perica je dobio za domaću zadaću izračunati odziv u stacionarnom stanju sustava amplitudno-frekvencijske karakteristike $H(z) = \frac{-\sqrt{2}}{z - \frac{1}{\sqrt{2}}}$. Bio je vrlo nesretan zbog zadane pobude $u(n) = e^{-\sqrt{2}n}\cos(\frac{\pi}{\sqrt{2}}n - \sqrt{2}) + \frac{1}{\sqrt{2}}\sin(-\frac{\pi}{4}n)$, no onda se sjetio

(a) $-\sqrt{2}\cos(\frac{\pi}{4}n)$ b) $-\sqrt{2}\cos(-\frac{\pi}{4}n)$ c) $2e^{-\sqrt{2}n}\sin(\sqrt{2}n)$ d) $\cos(-\frac{\sqrt{2}}{4}\pi n)$ e) $\frac{1}{\sqrt{2}}\sin(-\frac{\pi}{4}n-\sqrt{2})$

213. Sustav s amplitudno-frekvencijskom karakteristikom $H(e^{j\omega}) = \pi e^{-2j\omega}$ pobuđen je sa signalom $\sin(\pi n)$. Prisilni odziv

214. Frekvencijsku karakteristiku stabilnog kontinuiranog LTI sustava osim rastava na realni i imaginarni dio $H(j\Omega)=$

a) $H(j\Omega) = |H(j\Omega)|e^{-j\arg H(j\Omega)}$ b) $H(j\Omega) = |H(j\Omega)|e^{j\arg H(j\Omega)}$ c) $H(j\Omega) = H(j\Omega)e^{j\arg H(j\Omega)}$ d) $H(j\Omega) = \sqrt{H(j\Omega)^2 + \left(e^{j\arg H(j\Omega)}\right)^2}$ e) $H(j\Omega) = |H(j\Omega)|$

b) Sustav je stabilan jer je pol u -3 c) Sustav je nestabilan jer je pol u 3

e) Sustav je stabilan jer je pol u -2

a) $h[n] = (\frac{1}{3})^n$ b) $h[n] = \cos(\frac{\pi}{6}n)$ c) $h[n] = (\frac{1}{5})^n$ d) $h[n] = \cos(\frac{\pi}{3}n)$ e) $h[n] = \cos(\frac{1}{3}n)$

a) $\pi \sin(-2\pi n)$ (b) $\pi \sin(\pi n)$ c) $\pi \sin(\pi n + \pi)$ d) $2\pi \sin(\pi n - 2)$ e) $-2\sin(\pi^2 n)$

a) $\frac{z^3}{z-1} - z^2 - z$ (b) $\frac{z^3}{z-1}$ (c) $\frac{z^3}{z-1} - z - 1$ (d) $\frac{z^3}{z-1} + z^2 + z$

210. Za opći linearni sustav prvog reda zadan jednadžbom $a\dot{y}(t) + by(t) = u(t)$ vrijedi:

da se traži stacionarno stanje! Odziv koji će Perici donijeti puni broj bodova je:

212. Impulsni odziv diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z)=\frac{z^2-\frac{1}{2}z}{z^2-z+1}$ glasi:

215. Poznat vam je impulsni odziv sustava: $h(t) = 2e^{-3t}$. O stabilnosti sustava biste se izjasnili:

216. Područje konvergencije \mathbb{Z} -transformacije diskretnog signala $x(n) = 3^n \mu(n) + 5^n \mu(n)$ glasi:

b) $|z| > \frac{1}{5}$ **c)** $|z| > \frac{1}{3}$ **d)** 3 < |z| < 5 **e)** |z| > 3

 $\operatorname{Re}[H(j\Omega)] + j\operatorname{Im}[H(j\Omega)]$ moguće je napisati i u polarnom obliku:

a) Sustav je nestabilan jer je pol u 2

d) Sustav je na granici stabilnosti jer je pol u 0

sustava je:

(a) |z| > 5

217. Što	o od navedenog NUŽNO vrijedi za stabilni diskretni LTI sustav?
	$\left \lim_{n\to\infty}h[n]\right <\infty$, gdje je $h[n]$ impulsni odziv b) Sustav nema polova u desnoj poluravnini. c) Fazna kvencijska karakteristika je konstantna. d) Sustav nema nula. e) Sustav se ne može realizirati.
218. Zao Ko	dano je pet odziva kontinuiranih sustava na ograničenu pobudu. Samo jedan sustav sigurno NIJE BIBO stabilan. oji?
a)	$e^t + \sin(2t)$ b) $e^{-2t}\sin(t)$ c) e^{-2t} d) $e^{-3t} + e^{-2t}$ e) $e^{-2t} + e^{-t}\cos(3t)$
	nplitudna frekvencijska karakteristika diskretnog LTI sustava danog prijenosnom funkcijom $H(z) = \frac{1}{z^2+3}$ na frekvenciji = $\frac{\pi}{2}$ poprima vrijednost:
a)	1 b) $\frac{1}{3}$ c) $\frac{1}{2}$ d) $\frac{1}{4}$ e) Frekvencijska karakteristika tog sustava ne postoji jer sustav nije stabilan!
220. Od	dredi prijenosnu funkciju $H(z)$ sustava opisanog diferencijskom jednadžbom $y(n) + 2y(n-1) = u(n)$.

a)
$$H(z) = \frac{1-2y(-1)}{1+2z^{-1}}$$
 b) $H(z) = \frac{1-2y(-1)}{2+z^{-1}}$ c) $H(z) = \frac{1}{1+2z^{-1}} - 2y(-1)$ d) $H(z) = \frac{1}{1+2z^{-1}}$ e) $H(z) = \frac{1}{1+2z^{-1}}$

221. Stacionarno stanje je stanje sustava uz konstantnu ili periodičku pobudu:

(b) Točno a) Netočno

Uvrštenjem pretpostavljenog rješenja homogene jednadžbe $y(t) = e^{pt}$, gdje je p kompleksan broj, u diferencijalnu jed-222. nadžbu y''(t) + 2y'(t) = 0, dobivamo karakterističnu jednadžbu:

a) $p^2 + 2p + 1 = 0$ b) $p^2 e^{pt} + 2p = 0$ c) $p^2 + 2p = 0$ d) $p^2 + 2pe^{pt} = 0$ e) $p^2 + 2 = 0$

223. Stacionarno stanje sustava je odziv sustava na step funkciju $\mu(t)$.

(a)) Netočno b) Točno

224. Red diferencijalne jednadžbe određen je:

a) brojem rješenja b) vlastitom frekvencijom sustava c) partikularnim rješenjem d) kompliciranošću e) najvišom derivacijom jednadžbe

Ako je zadana funkcija pobude $u(t) = e^{12t}$ i diferencijalna jednadžba $15\dot{y}(t) + 5y(t) = u(t)$, tada je frekvencijska karakte-225.ristika sustava:

a) $H(j\Omega) = 5 + 15j\Omega$ **b)** $H(j\Omega) = \frac{5}{15j\Omega}$ **c)** $H(j\Omega) = \frac{15j\Omega}{5\Omega^2}$ **d)** $H(j\Omega) = \frac{1}{5+15j\Omega}$ **e)** $H(j\Omega) = \frac{15j\Omega}{5\Omega}$

226. Neka je zadana eksponencijalna funkcija $f(t) = Ue^{st}$. Deriviranjem ove funkcije mijenja se samo kompleksna amplituda eksponencijale.

a) točno b) netočno

Uvrštenjem pretpostavljenog rješenja homogene jednadžbe $y(t) = e^{pt}$, gdje je p kompleksan broj, u diferencijalnu jed-227. nadžbu 2y''(t) + 2y'(t) + 2y(t) = 0, dobivamo karakterističnu jednadžbu:

a) $2p^2 + 2p + 1 = 0$ b) $p^2 + 2 = 0$ c) $p^2 + p + 1 = 0$ d) $2p^2e^{pt} + 2p + 2 = 0$ e) $2p^2 + 2p = 0$