

1. Каузални систем је описан диференцијом $\nabla(\Delta - 2)^2 y[n] = Dx[n - 1]$, где су D , ∇ и Δ оператори кашњења, диференце уназад и диференце унапред респективно. Одредити (а) импулсни одзив тога система и испитати (б) његову стабилност. Одредити његов сопствени одзив ако су за систем без побуде дати почетни (помоћни) услови $y[0] = y[2] = 0, y[1] = 1$;

Inabla

$$\nabla(\Delta - 2)^2 y[n] = Dx[n - 1] \quad | \quad E \Rightarrow \quad P(E) y[n] = x[n]$$

$$E \nabla(\Delta - 2)^2 y[n] = E Dx[n - 1]; \quad \nabla = 1 - D = 1 - E^{-1}, \quad \Delta = E - 1$$

$$E(1 - E^{-1})(E - 1 - 2)^2 \quad (E^3 - 7E^2 + 15E - 9)y[n] = x[n], \quad x[n] = \delta[n]$$

$$y[n+3] - 7y[n+2] + 15y[n+1] - 9y[n] = x[n] \quad | : D^3$$

$$y_2[n] - 7y_2[n-1] + 15y_2[n-2] - 9y_2[n-3] = x[n-3]$$

$$h_2[n] - 7h_2[n-1] + 15h_2[n-2] - 9h_2[n-3] = \delta[n] \Rightarrow h[n] = h_2[n-4]$$

$h_2[n < 0] = 0, \quad n=0 \Rightarrow h_2[0] = \delta[0] = 1 \Rightarrow h_2[0] = 1$

$n=1 \Rightarrow h_2[1] - 7h_2[0] = 0 \Rightarrow h_2[1] = 7$

$n=2 \Rightarrow h_2[2] - 7h_2[1] + 15h_2[0] = 0 \Rightarrow h_2[2] = 7h_2[1] - 15h_2[0] = 34$

$$P(z) = 0 \Rightarrow \lambda_1 = 1, \quad \lambda_{2,3} = 3$$

$$h[n] = C_1 1^n + C_2 3^n + C_3 n 3^n = C_1 + (C_2 + C_3 n) 3^n \quad (a)$$

$$h_2[n] = \left[\frac{1}{4} + \left(\frac{3}{4} + \frac{3}{2}n \right) 3^n \right] u[n-4] \Rightarrow h[n] = \left(\frac{1}{4} + \left(\frac{3}{4} + \frac{3}{2}(n-4) \right) \cdot 3^{n-4} \right) u[n-4]$$

(а) $|\lambda_1| < 1, \quad |\lambda_{2,3} = 3| > 1 \Rightarrow$ систем није стабилан!

(б) . . .

2. Дискретни систем описан је диференцијом једначином:

$$2y[n] + 11y[n-1] + 17y[n-2] + 6y[n-3] = 2x[n] + \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k-1]\delta[k-1]$$

Нацртати (а) блок дијаграм система користећи суматоре, појачаваче и елементе за кашњење. Одредити (б) импулсни одзив система ако је познато да је он каузалан и да карактеристични полином има један корен који је $\lambda_1 = -\frac{1}{2}$

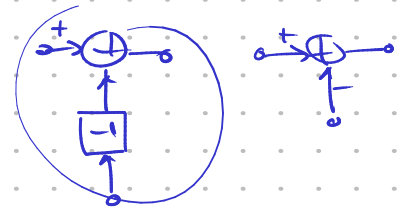
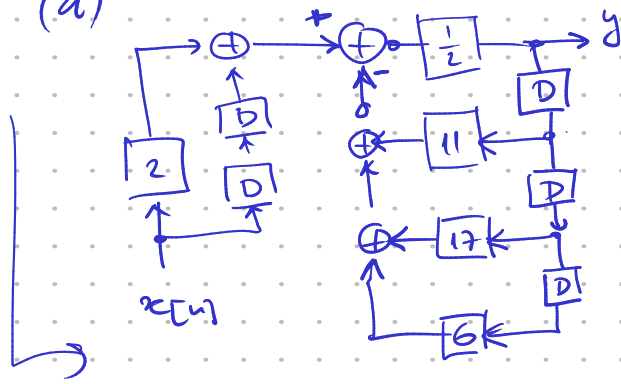
(в) Испитати стабилност система.

$$\sum_{k=-\infty}^{\infty} x[n-k-1]\delta[k-1] = x[n-2]$$

$$y[n] = \left(2x[n] + x[n-2] - (11y[n-1] + 17y[n-2] + 6y[n-3]) \right) \frac{1}{2}$$

$$\ominus (11y[n-1] + 17y[n-2] + 6y[n-3])$$

(a)



$h[n] = 2h_1[n] + h_1[n-2]$

(b) h_1

$2y_1[n] + 11y_1[n-1] + 17y_1[n-2] + 6y_1[n-3] = 2x[n] + x[n-2]$

$2y_1[n] + 11y_1[n-1] + 17y_1[n-2] + 6y_1[n-3] = x[n] \rightarrow h_1[n]$

$P(\lambda) = 2\lambda^3 + 11\lambda^2 + 17\lambda + 6$ $\lambda_1 = -\frac{1}{2}$ $(\lambda - (-\frac{1}{2}))$

λ^3	λ^2	λ^1	λ^0
$\frac{2}{-1/2}$	11	17	6
2	10	12	0

$P(\lambda) = (\lambda + \frac{1}{2})(2\lambda^2 + 10\lambda + 12)$

$\lambda_1 = -\frac{1}{2}, \lambda_2 = -3, \lambda_3 = -2$

$\lambda_i > 1 \Rightarrow$ Система имеет стабильность!

$h_1[n] = c_1(-\frac{1}{2})^n + c_2(-3)^n + c_3(-2)^n$

$2h_1[n] + 11h_1[n-1] + 17h_1[n-2] + 6h_1[n-3] = \delta[n]$

$n=0 \Rightarrow 2h_1[0] = \delta[0] = 1 \Rightarrow h_1[0] = \frac{1}{2}$

$n=1 \Rightarrow 2h_1[1] + 11h_1[0] = \delta[1] = 0 \Rightarrow h_1[1] = \frac{1}{2}(-\frac{11}{2}) = -\frac{11}{4}$

$n=2 \Rightarrow \dots \Rightarrow h_1[2] = \frac{87}{8}$

$\Rightarrow h_1[n] = \left(-\frac{4}{3}(-2)^n + \frac{9}{5}(-3)^n + \frac{1}{30}\left(-\frac{1}{2}\right)^n\right) u[n]$ $h[n] = 2h[n] + h[n-2]$

3. Дискретни систем описан је диференцом једначином $2y[n+2] - y[n+1] - y[n] = x[n]$ Одредити (а) импулсни одзив овог система Одредити (б) одзив на побуду и (в) сопствени одзив одзив система ако су дати побуда и помоћни услови:

(i) $x[n] = (-2)^{-n} u[n], y[1] = 1, y[0] = 0$

(ii) $x[n] = (-2)^{-n} u[n-3], y[1] = 1, y[0] = 0$

(iii) $x[n] = (-2)^{-n} u[n], y[0] = 2, \lim_{n \rightarrow \infty} y[n] = 4$

$P(\lambda) = 2\lambda^2 - \lambda - 1, \lambda_1 = -\frac{1}{2}, \lambda_2 = 1 \Rightarrow h_1[n] = c_1 \lambda^n + c_2(-\frac{1}{2})^n$

$h[n] = c_1 + c_2(-\frac{1}{2})^n$

$2y[n] - y[n-1] - y[n-2] = x[n-2] \Rightarrow h[n] = h_1[n-2]$

$$2y_1[n] - y_1[n-1] - y_1[n-2] = x[n] \rightarrow h_1[n]$$

$$h_1[n] = \left(4\left(-\frac{1}{2}\right)^n + \frac{1}{3}\right) u[n-2] \Rightarrow h[n] = \left(4\left(-\frac{1}{2}\right)^{n-2} + \frac{1}{3}\right) u[n-2]$$

$$x[n] = \left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n]; \quad y_p[n] = x[n] * h[n] = x[n] * \underline{h_1[n-2]} =$$

$$x[n] * h[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] h[n-k] = \textcircled{D^2} (x[n] * h_1[n])$$

$$a^n u[n] * b^n u[n] = \frac{a^{n+1} - b^{n+1}}{a-b} u[n]$$

$$a^n u[n] * a^n u[n] = (n+1)a^n u[n]$$

$$\left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n] * \left(4\left(-\frac{1}{2}\right)^n + \frac{1}{3}\right) u[n] =$$

$$= 4 \left(\left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n] * \left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n] \right) + \frac{1}{3} \left(\left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n] * 1 u[n] \right) =$$

$$= 4 \underbrace{(n+1)}_{n-2} \left(-\frac{1}{2}\right)^n u[n] + \frac{1}{3} \cdot \frac{\left(-\frac{1}{2}\right)^n - 1}{-\frac{1}{2} - 1} = \dots$$

$$y_p^{(i)}[n] = \left[4(n-1) \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-2} + \frac{2}{9} \left(1 - \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-1}\right) \right] u[n-2], \quad \leftarrow$$

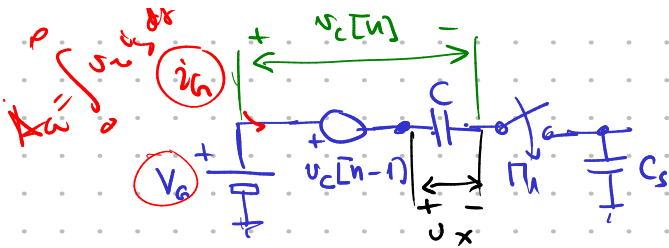
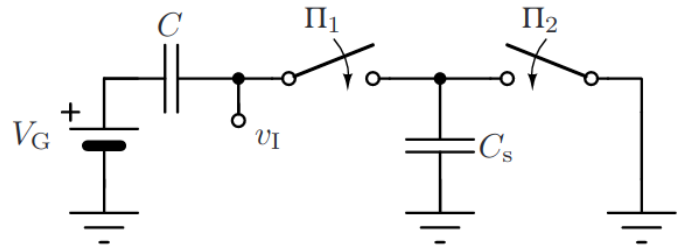
$$y_s^{(i)}[n] = C_1 + C_2 \left(-\frac{1}{2}\right)^n \quad \left(\begin{array}{l} y_s^{(i)}[0] = 0 \\ y_s^{(i)}[1] = 1 \end{array} \right) \quad y_s^{(i)}[n] = \frac{2}{3} \left(1 - \left(-\frac{1}{2}\right)^n\right) u[n]$$

$$(ii) \quad x[n] = \left(-\frac{1}{2}\right)^{n-3} u[n-3] = -\frac{1}{8} \underbrace{\left(-\frac{1}{2}\right)^{n-3} u[n-3]}_{x^{(i)}[n-3]} \Rightarrow \left(\begin{array}{l} y_p^{(ii)}[n] = -\frac{1}{8} y_p^{(i)}[n-3] \\ y_s^{(ii)}[n] = y_s^{(i)}[n] \end{array} \right)$$

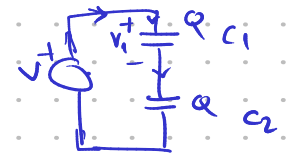
$$(vii) \quad y_p^{(iii)}[n] = y_p^{(i)}[n] \Rightarrow y_s^{(iii)}[n] = \left(\frac{4}{2} + \cancel{6} \left(-\frac{1}{2}\right)^n \right) u[n]$$

$$y_s(n \rightarrow \infty) = 4 \Rightarrow \underline{C_1'' = 4}$$

5. У колу са слике познато је $C = 100 \text{ pF}$ и $C_s = 30 \text{ pF}$ а емс идеалног напонског генератора константне побуде је $V_G = 1 \text{ V}$. У тренутку $t_0 = 0^-$ оба кондензатора су неоптерећена. Прекидачи су идеални и затварају се искључиво у појединим тренуцима, *крајкоштрајно*. Прекидач Π_1 се укључује у тренуцима $t = kT$, а Π_2 у тренуцима $t = \left(k + \frac{1}{2}\right)T$, где су $\frac{1}{T} = f = 10 \text{ MHz}$ а $k \in \mathbb{N}_0$. Одредити (а) диференцу једначину за дискретни представник напона на кондензатору, као $v_C^*[k] = v_C\left(\left(k + \frac{1}{4}\right)T\right)$ и (б) решити је. Скицирати (в) дијаграм напона на кондензатору. На основу резултата из претходне тачке, одредити и (г) дискретни представник излазног напона $v_I^*[k] = v_I\left(\left(k + \frac{1}{4}\right)T\right)$ и (д) скицирати његов дијаграм.



$$V_I = \frac{C_s}{C+C_s} V$$



$$\frac{Q}{C_1} + \frac{Q}{C_2} = V$$

$$Q = \frac{V}{\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2}}$$

$$\alpha = \frac{C_s}{C+C_s}$$

$$v_x = \frac{C_s}{C+C_s} (V_G - v_C[n-1])$$

$$\Rightarrow v_x = \alpha V_G - \alpha v_C[n-1]$$

$$v_C[n] = v_C[n-1] + \alpha V_G - \alpha v_C[n-1]$$

$$C a^n \xrightarrow{yP} \frac{C a^n}{P(a)}$$

$$\alpha V_G \cdot 1^n \xrightarrow{zP} \frac{\alpha V_G}{P(z)}$$

$$P(z) = 1 - 1 + \alpha = \alpha$$

$$v_C[n] - (1-\alpha)v_C[n-1] = \alpha V_G u[n]$$

$$P(z) = z - (1-\alpha), \quad z_0 = 1-\alpha$$

$$v_C[n] = K(1-\alpha)^n + V_G$$

$$v_C[n] = v_C[n-1] = V_G$$

$$V_G - (1-\alpha)V_G = \alpha V_G \Rightarrow \alpha V_G = \alpha V_G \Rightarrow V_G = V_G$$

$$v_C[n] = K(1-\alpha)^n + V_G$$

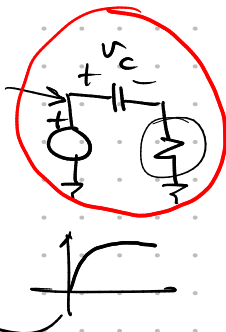
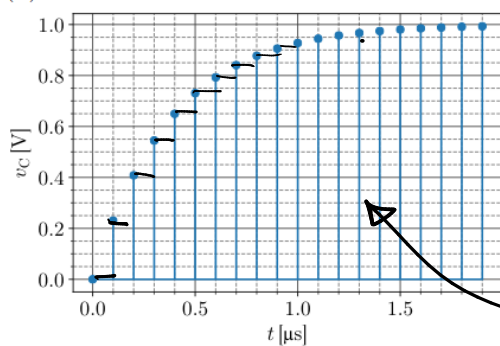
$$v_C[0] = 0 \Rightarrow K + V_G = 0 \Rightarrow K = -V_G$$

$$\Rightarrow v_C[n] = V_G \left[1 - (1-\alpha)^n \right] u[n]$$

(а) $v_C[n] - \frac{C}{C+C_s} v_C[n-1] = \frac{C_s}{C+C_s} V_G$

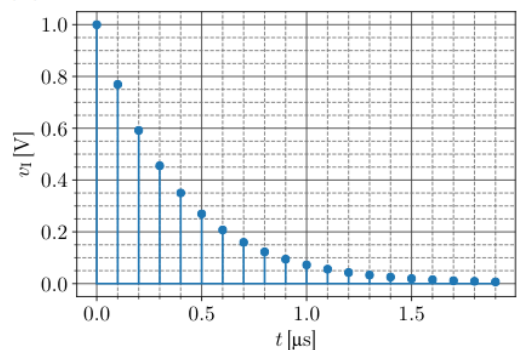
(б) $v_C[n] = V_G \left[1 - \left(\frac{C}{C+C_s}\right)^n \right] u[n]$

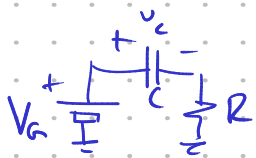
(в)



(г) $v_I[n] = V_G \left(\frac{C}{C+C_s}\right)^n u[n]$

(д)





$$v_c = V_s \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau}} \right) \quad \tau = RC$$

$$t = \tau \Rightarrow u = \frac{t}{\tau}$$

$$v_c(t) = V_s \left(1 - \left(\frac{C}{C + C_s} \right)^u \right)$$

$$e^{-\frac{t}{\tau}} = \left(\frac{C}{C + C_s} \right)^{\frac{t}{\tau}}$$

$$\Rightarrow e^{-\frac{t}{\tau}} = e^{\ln\left(\frac{C}{C + C_s}\right) \cdot \frac{t}{\tau}}$$

$$\left[-\frac{1}{\tau} = \frac{\ln\left(\frac{C}{C + C_s}\right)}{\tau} \right] R \quad C_s = C \left(e^{\frac{T}{RC}} - 1 \right)$$

$$T \ll RC$$

$$e^{\frac{T}{RC}} \approx 1 + \frac{T}{RC} \Rightarrow C_s \approx C \left(1 + \frac{T}{RC} - 1 \right) = \frac{T}{R}$$

$$R = \frac{T}{C_s} \Rightarrow R = \frac{1}{\frac{T}{C_s}}$$