https://github.com/Jock69pl/SystemyDynamiczne.git

Jeśli masz wolnego czasu troche i chcesz pomóc doślij jakieś rozwiązanie.

Bardzo potrzebne są korekty, napewno jest tu sporo błędów.

Potrzebni są też komentatorzy, chodzi o całkowicie łopatologiczny komentarz typu "tu liczymy delte bo..."

Z tego przedmiotu jest egzamin, więc warto to zrobić

Tydzień 1

Systemy liniowe 1-go rzedu

Zadanie 1.1.1

$$\dot{x}(t) = \alpha_i x(t)$$

dla
$$x(0)=1, t\geqslant 0$$
 przy czym $i=1,2,3$ zaś

$$\alpha_1=1, \quad \alpha_2=2, \quad \alpha_3=-1$$

$$\frac{dx}{dt} = \alpha_i x$$

$$\frac{dx}{x} = \alpha_i dt$$

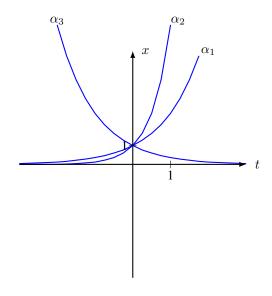
$$\ln|x| = \alpha_i t + c$$

$$x = ce^{\alpha_i t}$$

$$x(0) = c = 1$$

$$x = e^{\alpha_i t}$$

$$x=e^t \ \lor \ x=e^{2t} \ \lor \ x=e^{-t}$$



Zadanie 1.2.1

$$\dot{x}(t) = \alpha_i x(t)$$

dla
$$x(0) = -1, t \geqslant 0$$
 przy czym $i = 1, 2, 3$ zaś

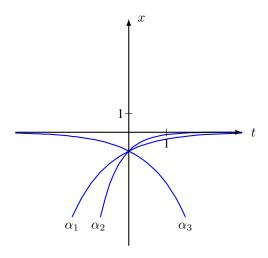
$$\alpha_1 = -1, \quad \alpha_2 = -2, \quad \alpha_3 = 1$$

$$x = ce^{\alpha_i t}$$

$$x(0) = c = -1$$

$$x = -e^{\alpha_i t}$$

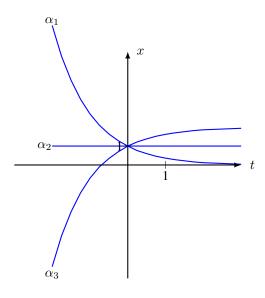
$$x = -e^{-t} \ \lor \ x = -e^{-2t} \ \lor \ x = -e^{t}$$



Zadanie 1.3.1

$$\begin{array}{l} \dot{x}(t)=-x(t)+u_i\\ \mathrm{dla}\ x(0)=1, t\geqslant 0\ \mathrm{przy}\ \mathrm{czym}\ i=1,2,3\ \mathrm{zaś}\\ u_1=0,\quad u_2=1,\quad u_3=2 \end{array}$$

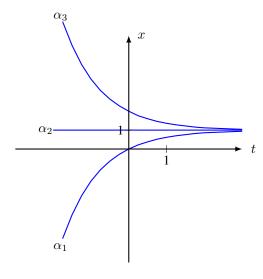
$$\begin{array}{l} \frac{dx}{dt} = -x + u_i \\ \frac{dx}{-x+u_i} = dt \\ -\ln |-x+u_i| = t+c \\ ce^{-t} = -x + u_i \\ x = u_i - ce^{-t} \\ x(0) = u_i - c = 1 \Rightarrow c = u_i - 1 \\ x = u_i - (u_i - 1)e^{-t} = u_i(1 - e^{-t}) + e^{-t} \\ x = e^{-t} \lor x = 1 \lor x = 2 - e^{-t} \end{array}$$



Zadanie 1.4.1

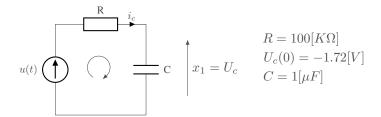
$$\begin{array}{l} \dot{x}(t)=-x(t)+1\\ \mathrm{dla}\ x(0)=x_i,t\geqslant 0\ \mathrm{przy}\ \mathrm{czym}\ i=1,2,3\ \mathrm{zaś}\\ x_1=0,\quad x_2=1,\quad x_3=2 \end{array}$$

$$\begin{aligned} \frac{dx}{dt} &= -x + 1 \\ &- \ln |-x + 1| = t + c \\ ce^{-t} &= -x + 1 \\ x &= 1 - ce^{-t} \\ x(0) &= 1 - c = x_i \Rightarrow c = 1 - x_i \\ x &= 1 - (1 - x_i)e^{-t} \\ \end{aligned}$$



Zadanie 1.5.1

Dany jest obwód elektryczny jak na rysunku poniżej.



Źródło napięcia przez jedną sekundę podawało napięcie 1[V], a następnie przestało podawać dalej napięcie (przyjąć 0[V]). Zamodelować obwód w postaci równania różniczkowego, wyliczyć wartość napięcia w chwili T=2[s] i naszkicować przebieg napięcia w funkcji czasu.

$$\begin{array}{lll} i(t) = c \cdot \dot{x}_1(t) \\ u - Ri_c - x_1 = 0 \\ u(t) - RCx_1'(t) - x_1(t) = 0 \\ 1 & t \in <0, 1 > \boxed{u(t) = 1} \\ 1 - RCx_1'(t) - x_1(t) = 0 \\ x_1'(t) = -\frac{x_1(t)}{RC} + \frac{1}{RC} \\ \frac{dx_1}{dt} = \frac{1}{RC}(1 - x_1) \\ \frac{dx_1}{1 - x_1} = \frac{1}{RC}dt \\ - \ln|1 - x_1| = \frac{1}{RC}t + k \\ ke^{-\frac{t}{RC}} = 1 - x_1 \\ x_1(0) = u_c = -1.72 = 1 - k \Rightarrow k = 2.72 \\ x_1(1) = 1 - 2.72e^{-\frac{1}{RC}} \approx 0.000632 \\ \end{array} \qquad \begin{array}{ll} 2^\circ & t > 0 \ \boxed{u(t) = 0} \\ u(t) = 0 \ \end{aligned}$$

Zadanie 1.6.1

Dane jest równanie różniczkowe

$$\dot{x}(t) = -2x(t) + u(t)$$

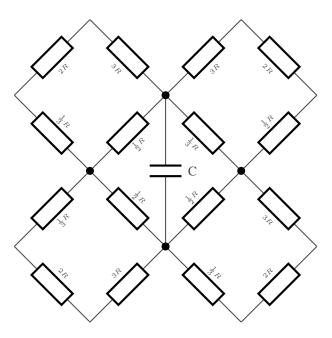
gdzie $x(0) = 1, t \ge 0$. Znaleźć takie sterowanie u(t), że $x(t) = e^{-t}$ dla $t \ge 0$.

$$x(t) = e^{-t}$$

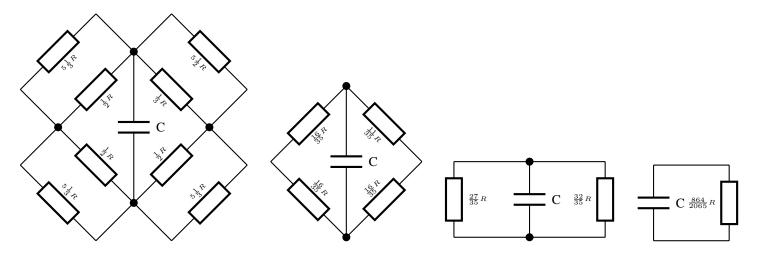
 $x'(t) = -e^{-t}$
 $-e^{-t} = -2e^{-t} + u(t) \Rightarrow u(t) = e^{-t}$

Zadanie 1.7.1

Zamodelować poniższy obwód elektryczny za pomocą równania różniczkowego



Przy czym $R=4.7k\Omega$ zaś $C=2\mu F$.



$$u(t) = RC\dot{x}(t) + x(t)$$

$$x'(t) = \frac{u(t)}{RC} - \frac{x}{RC}$$

$$u(t) = 0$$

$$x'(t) = -\frac{x}{RC}$$

$$x'(t) = -\frac{x}{\frac{864}{2065} \cdot R \cdot C}$$

$$\frac{dx}{dt} = -\frac{x}{RC}$$

$$\ln|x| = -\frac{t}{RC} + k$$

$$ke^{-\frac{t}{RC}} = x$$

Zadanie 1.8.1

Dane jest równanie różniczkowe

$$\dot{x}(t) = -2x(t) + 3$$

gdzie $x(0) = -1, t \ge 0$. Po jakim czasie t_k zachodzi $x(t_k) = 2$.

$$\begin{array}{l} \frac{dx}{dt} = -2x(t) + 3 \\ \frac{dx}{-2x+3} = dt \\ \int \frac{1}{-2x+3} dx = \left| \begin{array}{c} u = -2x+3 \\ du = -2dx \end{array} \right| = -\frac{1}{2} \ln |-2x+3| = t+c \\ ce^{-2t} = -2x+3 \\ x = \frac{3-ce^{-2t}}{2} \\ x(0) = \frac{3-c}{2} = -1 \Rightarrow c = 5 \\ x = \frac{3-5e^{-2t}}{2} \\ x(t_k) = 2 = \frac{3-5e^{-2tk}}{2} \\ 4 = 3 - 5e^{-2tk} \Rightarrow e^{-2tk} = -\frac{1}{5} \text{ [Sprzeczność]} \end{array}$$

Zadanie 1.9.1

Rozwiązanie równania różniczkowego $\dot{x}(t) = -100x(t) + 2\sin(t)$ gdzie $x(0) = -1, t \geqslant 0$ ma postać $x(t) = ae^{-100t} + A\sin(t+\varphi)$ Obliczyć A i φ .

$$x(0) = a + A \sin \varphi = 2 \Rightarrow \boxed{A = \frac{2 - a}{\sin \varphi}}$$

$$\frac{\frac{dx}{dt} + 100x = 2 \sin t}{\frac{dx}{dt} + 100x = 0}$$

$$\ln |x| = -100t + c$$

$$c(t)e^{-100t} = x$$

$$c'e^{-100t} - 100ee^{-100t} = -100ee^{-100t} + 2 \sin t$$

$$c' = 2 \sin te^{100t}$$

$$\int \sin te^{100t} = \begin{vmatrix} \sin t & \cos t & \cos t & \sin t \\ e^{100t} & \frac{1}{100}e^{100t} \end{vmatrix} = \frac{1}{100} \sin te^{100t} - \frac{1}{100} \int \cos te^{100t} = \begin{vmatrix} \cos t & \sin t \\ e^{100t} & \frac{1}{100}e^{100t} \end{vmatrix} = \frac{1}{100} \sin te^{100t} - \frac{1}{100} \int \sin te^{100t} dt = \boxed{\frac{100 \sin t - \cos t}{1001}} e^{100t} + e$$

$$x = Ke^{-100t} + 2 \cdot \frac{100 \sin t - \cos t}{10001}$$

$$x = Ke^{-100t} + 2 \cdot \frac{100 \sin t - 2\cos t}{10001}$$

$$x(0) = K - \frac{2}{10001} = 2 \Rightarrow K = \frac{20004}{10001}$$

$$ae^{-100t} + A \sin(t + \varphi) = Ke^{-100t} + \frac{200 \sin t - 2\cos t}{10001}$$

$$ae^{-100t} + A \sin(t + \varphi) = Ke^{-100t} + \frac{200 \sin t - 2\cos t}{10001}$$

$$a = Ke^{-100t} + \frac{2}{\sin \varphi} = \frac{-2}{\sin \varphi}$$

$$A(\sin t \cos \varphi + \sin \varphi \cos t) = \frac{200 \sin t}{10001} - \frac{2\cos t}{10001}$$

$$\sin t \cos \varphi + \sin \varphi \cos t = -100 \sin t + \cos t$$

$$\cot \varphi = -100$$

$$\tan \varphi = \frac{1}{100} \Rightarrow \arctan \varphi = \frac{1}{100} \Rightarrow \arctan \varphi = \frac{1}{100}$$

Zadanie 1.10.1

Dane jest równanie różniczkowe

$$\dot{x}(t) = -x(t) + u(t)$$

$$gdzie x(0) = 1, t \ge 0$$

zaś sterowanie ma postać sygnału PWM o amplitudzie 15, okresie 1s i współczynniku wypełnienia $\theta \in (0,1]$, tzn.

$$u(t) = \begin{cases} 15 & \text{dla} \quad t \in [n, n+\theta] \\ 0 & \text{dla} \quad t \in (n+\theta, n+1) \end{cases}$$
 Wiedząc, że $x(3) = 1$ obliczyć θ .

$$\begin{split} x(t) &= \underbrace{e^{tA}x(0)}_{=0} + \int_0^t e^{(t-\tau)A}Bu(\tau) \ d\tau \\ x(t) &= \int_0^t +0e^{-t+\tau}15 \ d\tau = 15e^{-t}(e^t-1) \\ x(3) &= 15e^{-3}(e^{\theta}-1+e^{1+\theta}-e+e^{2+\theta}-e^2) = 15e^{-3}(e^{\theta}(1+e+e^2)-(1+e+e^2)) = 15e^{-3}((e^{\theta}-1)(1+e+e^2)) = \boxed{1} \\ \frac{3}{15(1+e+e^2)} + 1 &= e^{\theta} \Rightarrow \boxed{\theta = \ln(1+\frac{e^3}{15(1+e+e^2)})} \end{split}$$

Tydzień 2

Portrety fazowe systemów liniowych

Zadanie 2.1.1

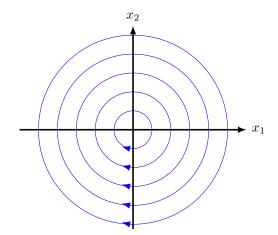
Naszkicować portrety fazowe systemów dynamicznych

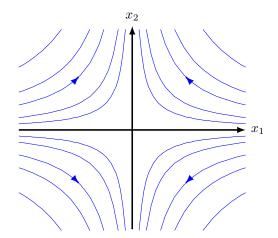
$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} x(t) \quad \text{i} \quad \dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} x(t)$$

i opisać czym się różnią.

$$\begin{split} \lambda^2 + 1 &= 0 \\ \lambda &= \pm i \\ J &= A \\ \begin{bmatrix} -i & 1 \\ -1 & -i \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_1 \\ \omega_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \\ -i\omega_1 + \omega_2 &= 0 \\ -\omega_1 - i\omega_2 &= 0 \\ \omega_1 &= -i\omega_2 \\ \lambda^2 &= 1 \end{split}$$

$$\begin{split} \lambda &= \pm 1 \\ J &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{bmatrix} \\ \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ 1 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_1 \\ \omega_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \\ -\omega_1 + \omega_2 &= 0 \\ \omega_1 - \omega_2 &= 0 \\ \omega_1 &= \omega_2 \end{split}$$





Pierwszy portret fazowy to środek, a drugi to siodło.

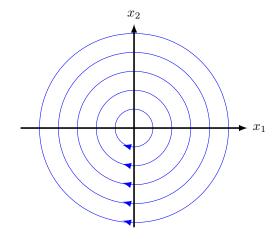
Zadanie 2.2.1

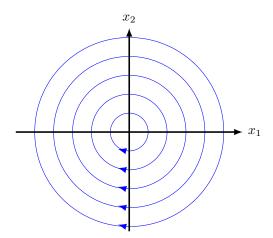
Naszkicować portrety fazowe systemów dynamicznych

$$\dot{x}_2(t) = -x_1(t)$$
 $\dot{x}_2(t) = -10x_1(t)$

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = x_2(t) \\ \dot{x}_2(t) = -x_1(t) \end{cases}$$
$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} x(t)$$
$$J = A$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1(t) = 10x_2(t) \\ \dot{x}_2(t) = -10x_1(t) \end{cases}$$
$$\dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 10 \\ -10 & 0 \end{bmatrix} x(t)$$
$$J = A$$

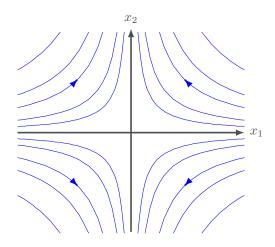




Portrety są identyczne. Jedyną różnicą jest szybkość poruszania się trajektorii w dziedzinie czasu. Dla 1 mamy t, a dla 2 10t

Zadanie 2.3.1

Podać wartości własne, jakie mogą odpowiadać poniższemu portretowi fazowemu.



$$\left[\begin{array}{cc} 1 & 0 \\ 0 & -1 \end{array}\right]$$

Zadanie 2.4.1

Dla systemu

$$x(t) + 4\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) = u(t)$$

 $u(t) = k_1\dot{x}(t) - k_2x(t)$

zbadać zachowanie się ukłądu w zależności od k_1 i k_2 . Zaznaczyć odpowiednie obszary na płaszczyźnie $k_1 \times k_2$

$$x + 4\ddot{x} + \dot{x} = k_1\dot{x} - k_2x$$

$$4\ddot{x} + (1 - k_1)\dot{x} + (1 + k_2)x = 0$$

wielomian charakterystyczny:
$$x=e^{\lambda t}$$
 $\dot{x}=\lambda e^{\lambda t}$ $\ddot{x}=\lambda^2 e^{\lambda t}$

$$4\lambda^2 + (1-k_1)\lambda + 1 + k_2 = 0$$

 $4\lambda^2+(1-k_1)\lambda+1+k_2=0$ macierz Hurwitza dla wielomianu stopnia drugiego: $a_0x^2+a_1x+a_2=0$

$$\left[egin{array}{cc} a_1 & 0 \ a_0 & a_2 \end{array}
ight] \; {\sf czyli} \; \left[egin{array}{cc} 1-k_1 & 0 \ 4 & 1+k_2 \end{array}
ight]$$

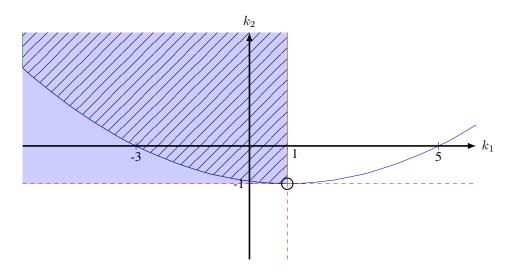
 $\begin{bmatrix} a_1 & 0 \\ a_0 & a_2 \end{bmatrix} \text{ czyli } \begin{bmatrix} 1-k_1 & 0 \\ 4 & 1+k_2 \end{bmatrix}$ żeby układ był stabilny to $|a_1| > 0$ i $\begin{vmatrix} a_1 & 0 \\ a_0 & a_2 \end{vmatrix} > 0$

więc:

$$1 - k_1 > 0 \Rightarrow \boxed{k_1 < 1}$$

$$(1 - k_1)(1 + k_2) > 0 \Rightarrow 1 + k_2 > 0 \Rightarrow \boxed{k_2 > -1}$$

$$\begin{array}{l} (1-k_1)(1+k_2)>0 \Rightarrow 1+k_2>0 \Rightarrow \boxed{k_2>-1} \\ \mathrm{dla} \ \Delta <0 \ \mathrm{wystepuja} \ \mathrm{oscylacje}, \ \mathrm{więc} \\ \Delta = (1-k_1)^2-4\cdot 4(1-k_2) = (1-k_1)^2-16-16k_2<0 \\ k_2>\frac{1}{16}(1-k_1)^2-1 \end{array}$$



wewnątrz niebieskiego obszaru asymptotycznie stabilny $k_1 < 1 \land k_2 > -1)$ na czerwonych prostych granicznych stabilny $(k_1=1 \lor k_2=-1)$ bez punktu wspólnego niestabilny na przecięciu prostych i w pozostałych obszarach oscylacje dla zakreskowanego $k_2>\frac{1}{16}(1-k_1)^2-1$

Zadanie 2.5.1

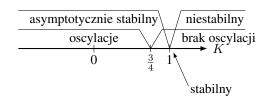
Zbadać charakter pracy układu

$$\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) + x(t) = u(t)$$

$$u(t) = Kx(t)$$

w zależności od parametru K. Zaznaczyć wszystkie istotne rodzaje zachowań na osi liczbowej.

$$\begin{array}{l} \ddot{x}+\dot{x}+x=Kx\\ \ddot{x}+\dot{x}+x(1-K)=0\\ \lambda^2+\lambda+1-K=0 \text{ wielomian charakterystyczny}\\ \begin{bmatrix} 1 & 0\\ 1 & 1-K \end{bmatrix} \text{ macierz Hurwitza}\\ 1-K>0\Rightarrow K<1\\ \Delta=1-4(1-K)=-3\cdot 4K<0\Rightarrow K<\frac{3}{4} \end{array}$$



Zadanie 2.6.1

Dla jakich wartości parametru k system opisany równaniami:

$$\begin{array}{rcl} 4\dot{x}_1&=&12x_1-0.25kx_2\\ 0.5\dot{x}_2&=&\frac{1}{k}x_1+kx_2\\ \text{będzie niestabilny.} \end{array}$$

$$\begin{array}{ll} \dot{x}_1&=&3x_1-\frac{1}{16}kx_2\\ \dot{x}_2&=&\frac{2}{k}x_1+2kx_2\\ \dot{x}&=\left[\begin{array}{cc}3&-\frac{1}{16}k\\\frac{2}{k}&2k\end{array}\right]x\\ \begin{vmatrix}3-\lambda&-\frac{1}{16}k\\\frac{2}{k}&2k-\lambda\end{vmatrix}&=(3-\lambda)(2k-\lambda)+\frac{1}{16}k-\frac{2}{k}=\lambda^2-(3+2k)\lambda+6k+\frac{1}{8}\mbox{ wielomian charakterystyczny}\\ \begin{bmatrix}-(3+2k)&0\\1&6k+\frac{1}{8}\end{bmatrix}\mbox{ macierz Hurwitz'a}\\ -3-2k>0\Rightarrow k<-\frac{3}{2}\\-(3+2k)(6k+\frac{1}{8})>0\Rightarrow 6k+\frac{1}{8}>0\Rightarrow k>-\frac{1}{8}\\ \mbox{stabilny dla }k<-\frac{3}{2}\wedge k>-\frac{1}{8}\Rightarrow k\in\varnothing\\ \mbox{ niestabilny dla }k\in\mathbb{R} \end{array}$$

Zadanie 2.7.1

Wyznaczyć macierz e^{At} dla macierzy

$$\begin{bmatrix} -2 & 1 \\ -2 & 0 \end{bmatrix}$$

$$e^{At} = P \cdot e^{Jt} \cdot P^{-1}$$
$$e^{Jt} = e^{\lambda} \cdot J$$

$$d a \lambda = a \pm ib$$

$$J = \begin{bmatrix} a & b \\ -b & a \end{bmatrix}$$

$$e^{tJ} = a^{\alpha t} \begin{bmatrix} \cos bt & \sin bt \\ -\sin bt & \cos t \end{bmatrix}$$

$$\begin{vmatrix} -2 - \lambda & 1 \\ -2 & -\lambda \end{vmatrix} = \lambda(2 + \lambda) + 2 = \lambda^2 + 2\lambda + 2 = 0$$

$$\sqrt{\Delta} = 2i$$

$$\lambda_1 = \frac{-2+2i}{2} = -1 + i \qquad \lambda_2 = -1 - i$$

$$\begin{bmatrix} \lambda_2 = -1 + i \\ -2 + 1 - i & 1 \\ -2 & 1 - i \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_1 \\ \omega_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{cases} -(1+i)\omega_i + \omega_2 = 0 \Rightarrow \omega_2 = \omega_1 + i\omega_1 \\ -2\omega_1 + (1-i)\omega_2 = 0 \end{cases}$$

$$-2\omega_1 + (1-i)(1+i)\omega_1 = 0$$

$$-2\omega_1 + 2\omega_1 = 0$$

$$J = \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ -1 & -1 \end{bmatrix}$$

$$e^{tJ} = e^{-t} \begin{bmatrix} \cos t & \sin t \\ -\sin t & \cos t \end{bmatrix} W = \begin{bmatrix} 1 \\ 1+i \end{bmatrix} \omega = s \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} + pi \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$P^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} a & b \\ c & d \end{bmatrix}^{-1} = \frac{1}{ad-bc} \begin{bmatrix} d & -b \\ -c & a \end{bmatrix}$$

$$e^{At} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \cdot e^{-t} \cdot \begin{bmatrix} \cos t & \sin t \\ -\sin t & \cos t \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} = e^{-t} \begin{bmatrix} \cos t & \sin t \\ \cos t - \sin t & \sin t + \cos t \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} = e^{-t} \begin{bmatrix} \cos t - \sin t & \sin t \\ -2\sin t & \sin t + \cos t \end{bmatrix}$$

Zadanie 2.8.1

Wyznaczyć rozwiązanie
$$x(t), t \geqslant 0$$
 równania $\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) + 3x(t) = 0$

 $x(t) = e^{-\frac{t}{2}}\cos(\frac{\sqrt{11}}{2}t) + \frac{\sqrt{11}}{11}e^{-\frac{t}{2}}\sin(\frac{\sqrt{11}}{2}t)$

$$x(0) = 1, \dot{x}(0) = 0$$

$$x^{\lambda t} \quad \dot{x} = \lambda e^{\lambda t} \quad \ddot{x} = \lambda^2 e^{\lambda t}$$

$$\lambda^2 e^{\lambda t} + \lambda e^{\lambda t} + 3e^{\lambda t} = 0$$

$$\lambda^2 + \lambda + 3 = 0$$

$$\Delta = 1 - 12 = -11 < 0$$

$$\lambda_1 = \alpha + i\beta \quad \alpha = \frac{-b}{2a} \quad \alpha = \frac{-1}{2}$$

$$\lambda_2 = \alpha - i\beta \quad \beta = \frac{\sqrt{|\Delta|}}{2a} \quad \beta = \frac{\sqrt{11}}{2}$$

$$x(t) = Ae^{\alpha t} \cos \beta t + Be^{\alpha t} \sin \beta t$$

$$x(t) = Ae^{-\frac{t}{2}} \cos(\frac{\sqrt{11}}{2}t) + Be^{-\frac{t}{2}} \sin(\frac{\sqrt{11}}{2}t)$$

$$x(0) = A \cdot \underbrace{e} \cdot \cos 0 + B \cdot e^0 \sin 0 = A = 1$$

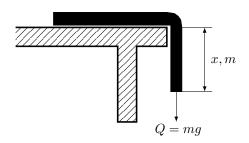
$$\dot{x}(t) = -\beta Ae^{\alpha t} \sin \beta t + \alpha Ae^{\alpha t} \cos \beta t + \beta Be^{\alpha t} \cos \beta t + \alpha Be^{\alpha t} \sin \beta t$$

$$\dot{x}(0) = \underbrace{-\frac{\sqrt{11}}{2} \cdot e^0 \cdot \sin 0}_{=0} - \frac{1}{2}A \cdot e^0 \cos 0 + \frac{\sqrt{11}}{2}B \cdot e^0 \cdot \cos 0 - \frac{1}{2}Be^0 \sin 0 = 0$$

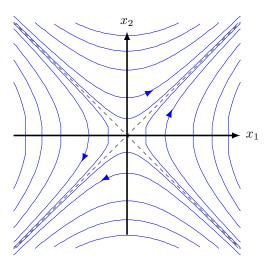
$$= -\frac{1}{2} + \frac{\sqrt{11}}{2}B = 0 \Rightarrow B = \frac{1}{2} \cdot \frac{2}{\sqrt{11}} = \frac{\sqrt{11}}{11}$$

Zadanie 2.9.1

Na gładkim stole leży sznur o długości 0.3 m i masie 50g, przy czym część sznura zwisa ze stołu jak na rysunku. Zamodelować ruch sznura po stole za pomocą równania różniczkowego. Naszkicować portret fazowy systemu opisanego tym równaniem



$$\begin{split} l &= 0.3m \quad m = 50g \\ m &= M \cdot \frac{x}{l} \\ M \cdot \ddot{x} &= m \cdot g \\ M \cdot \ddot{x} &= M \cdot \frac{x}{l} \cdot g \\ \ddot{x} &= x \frac{g}{l} \quad k = \frac{g}{l} \\ x_1 &= x \\ x_2 &= \dot{x} \\ \dot{x}_1 &= \dot{x} = x_2 \\ \dot{x}_2 &= \ddot{x} = x_1 k \\ \dot{x} &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ k & 0 \end{bmatrix} x \\ \lambda^2 - k &= 0 \\ \lambda &= \pm \sqrt{k} \\ J &= \begin{bmatrix} \sqrt{k} & 0 \\ 0 & -\sqrt{k} \end{bmatrix} \\ \lambda &= \sqrt{k} \\ \begin{bmatrix} -\sqrt{k} & 1 \\ k & -\sqrt{k} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_1 \\ \omega_2 \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \\ -\sqrt{k}\omega_1 + \omega_2 &= 0 \\ k\omega_1 - \sqrt{k}\omega_2 &= 0 \\ \omega_2 &= \sqrt{k}\omega_1 \\ \begin{bmatrix} 1 \\ \sqrt{k} \end{bmatrix} \\ \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ k & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ \sqrt{k} \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} \sqrt{k} \\ k \end{bmatrix} \end{split}$$



Zadanie 2.10.1

Dany jest system opisany równaniem

$$\dot{x}_1(t) = -\pi x_2(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = \pi x_1(t)$$

Naszkicować zbiór punktów powstałych z trajektorii stanu systemu w chwili t=0.75s dla warunków początkowych branych ze zbioru $X=\{(x_1,x_2)\in\mathbb{R}^2:|x_1+x_2|=1\}$

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & -\pi \\ \pi & 0 \end{bmatrix} x$$

$$\begin{vmatrix} -\lambda & -\pi \\ \pi & -\lambda \end{vmatrix} = \lambda^2 + \pi^2 = 0 \Rightarrow \lambda^2 = -\pi^2 \qquad \lambda = \pm i\pi$$

$$J = \begin{bmatrix} 0 & \pi \\ -\pi & 0 \end{bmatrix}$$

$$e^{tJ} = e^{at} \begin{bmatrix} \cos(\pi t) & \sin(\pi t) \\ -\sin(\pi t) & \cos(\pi t) \end{bmatrix}$$

$$x(t) = e^{tJ}x(0) + \underbrace{\int_0^t e^{(t-\tau)A}Bu(\tau) d\tau}_{=0, \text{ bo } u=0 \text{ } B=0}$$

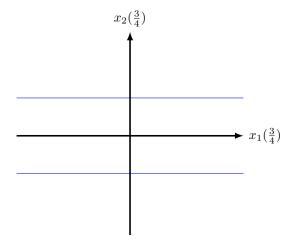
$$x(t) = e^{tJ}x(0)$$

$$x(t) = \begin{bmatrix} \cos(\pi t) & \sin(\pi t) \\ -\sin(\pi t) & \cos(\pi t) \end{bmatrix} x(0)$$

$$t = \frac{3}{4}s$$

$$x(\frac{3}{4}) = \begin{bmatrix} -\frac{\sqrt{2}}{2} & \frac{\sqrt{2}}{2} \\ -\frac{\sqrt{2}}{2} & -\frac{\sqrt{2}}{2} \end{bmatrix} x(0) = -\frac{\sqrt{2}}{2} \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} x(0)$$

$$\begin{cases} x_1(\frac{3}{4}) = -\frac{\sqrt{2}}{2}(x_1(0) - x_2(0)) \\ x_2(\frac{3}{4}) = -\frac{\sqrt{2}}{2}(x_1(0) + x_2(0)) \\ |x_1 + x_2| = 1 \Rightarrow x_1 + x_2 = 1 \quad \forall \quad x_1 + x_2 = -1 \\ x_1 = 1 - x_2 \quad \forall \quad x_1 = -1 - x_2 \\ x_1(\frac{3}{4}) = -\frac{\sqrt{2}}{2}(-x_2(0) + 1 - x_2(0)) = -\frac{\sqrt{2}}{2} - \sqrt{2}x_2(0) \\ x_2(\frac{3}{4}) = -\frac{\sqrt{2}}{2}(-1 - x_2(0) - x_2(0)) = \frac{\sqrt{2}}{2} + \sqrt{2}x_2(0) \\ x_2(\frac{3}{4}) = -\frac{\sqrt{2}}{2}(-1 - x_2(0) + x_2(0)) = \frac{\sqrt{2}}{2} + \sqrt{2}x_2(0) \\ x_2(\frac{3}{4}) = -\frac{\sqrt{2}}{2}(-1 - x_2(0) + x_2(0)) = \frac{\sqrt{2}}{2} \end{cases}$$

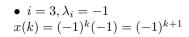


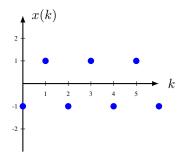
Tydzień 3

Dyskretne systemy dynamiczne

Zadanie 3.1.1

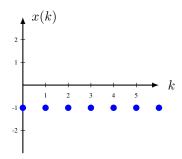
Narysować rozwiązanie równania różnicowego $x(k+1)=\lambda_i x(k)$ dla i=1,2,3 gdzie $\lambda_1=0, \lambda_2=1, \lambda_3=-1$ przy czym x(0)=-1 i $k\geq 0$

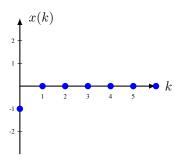




•
$$i = 2, \lambda_i = 1$$

 $x(k) = (1)^k (-1) = -1$



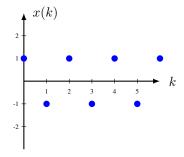


Zadanie 3.1.2

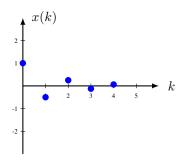
Narysować rozwiązanie równania różnicowego $x(k+1)=\lambda_i x(k)$ dla i=1,2,3 gdzie $\lambda_1=-1, \lambda_2=-\frac{1}{2}, \lambda_3=1$ przy czym x(0)=1 i $k\geq 0$

•
$$\lambda_1 = -1$$

 $x(k+1) = -x(k)$
 $x(k) = (-1)^k \cdot 1 = (-1)^k$

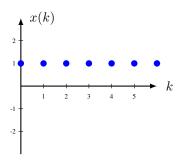


$$\begin{array}{l} \bullet \ \ \lambda_2 = -\frac{1}{2} \\ x(k+1) = -\frac{1}{2} \cdot x(k) \\ x(k) = (-\frac{1}{2})^k \cdot 1 = (-\frac{1}{2})^k \end{array}$$



•
$$\lambda_3 = 1$$

 $x(k+1) = x(k)$
 $x(k) = 1^k \cdot 1 = 1$



Zadanie 3.1.3

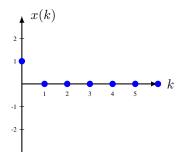
Narysować rozwiązanie równania różnicowego $x(k+1)=\lambda_i x(k)$ dla i=1,2,3 gdzie $\begin{array}{l} \lambda_1=0, \lambda_2=1, \lambda_3=-1 \\ \text{przy czym } x(0)=1 \text{ i } k \geq 0 \end{array}$

$$\lambda_1 = 0, \lambda_2 = 1, \lambda_3 = 1$$

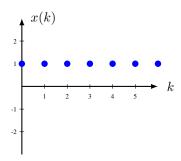
przy czym $x(0) = 1$ i $k > 0$

$$\operatorname{przy}\operatorname{czym} x(0)=1 \text{ i } k \geq 0$$

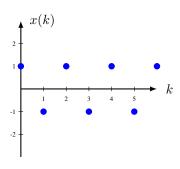
$$\bullet \ \lambda_1 = 0$$



•
$$\lambda_2 = 1$$



•
$$\lambda_3 = -1$$

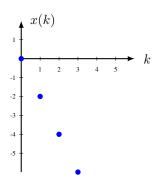


Zadanie 3.2.1

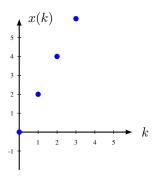
Narysować rozwiązanie równania różnicowego $x(k+1)=x(k)+u_i(k)$ dla i=1,2,3 gdzie $u_1=-2,u_2=2,u_3=1$ przy czym x(0)=0 i $k\geq 0$

$$\begin{aligned} x(k+1) &= Ax(i) + Bu(i) \\ x(k) &= A^k x(0) + \sum_{j=0}^{k-1} A^{k-1-j} Bu(j) \\ A &= 1, B = 1, \forall j \quad u(j) = u_i \\ \Rightarrow x(k) &= x(0) + \sum_{j=0}^{k-1} u \text{ dla } x(0) = 0 \\ \Rightarrow x(k) &= u_i \cdot k \end{aligned}$$

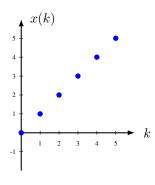
•
$$i = 1, u_i = -2$$



•
$$i = 2, u_i = 2$$

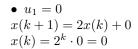


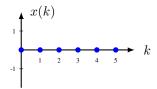
•
$$i = 3, u_i = 1$$



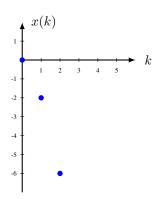
Zadanie 3.2.2

Narysować rozwiązanie równania różnicowego $x(k+1)=2x(k)+u_i(k)$ dla i=1,2,3 gdzie $u_1=0,u_2=-2,u_3=2$ przy czym x(0)=0 i $k\geq 0$



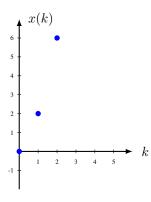


$$\begin{aligned} & \bullet \ u_2 = -2 \\ & x(k+1) = 2x(k) - 2 \\ & x(k) = 2^k \cdot 0 + \sum_{j=0}^{k-1} 2^{k-1-j} \cdot (-2) = -2 \cdot \sum_{j=0}^{k-1} (2^k \cdot 2^{-1} \cdot 2^{-j}) \\ & = -2^k \cdot \sum_{j=0}^{k-1} (\frac{1}{2})^j = -2^k \cdot \frac{1 - (\frac{1}{2})^k}{1 - \frac{1}{2}} = -2^{k+1} + 2 \end{aligned}$$



•
$$u_3 = 2$$

 $x(k+1) = 2x(k) + 2$
 $x(k) = 2^k \cdot 0 + \sum_{j=0}^{k-1} 2^{k-1-j} \cdot (2) = 2 \cdot \sum_{j=0}^{k-1} (2^k \cdot 2^{-1} \cdot 2^{-j})$
 $= 2^k \cdot \sum_{j=0}^{k-1} (\frac{1}{2})^j = 2^k \cdot \frac{1 - (\frac{1}{2})^k}{1 - \frac{1}{2}} = 2^{k+1} - 2$



Zadanie 3.3.1

Niech będzie dany układ ciągły opisany równaniem $\dot{x}(t) = ax(t) + bu(t)$

- (a) Znaleźć rozwiązanie tego układu dla: x(0) = 0, u(t) = 1, a = -4, b = 3.
- (b) Znaleźć parametry układu dyskretnego, jeśli podł $_i$ czono ekstrapolator pierwszego rzędu na wejściu i impulsator na wyjściu, przy czym pracuj $_i$ one synchronicznie z okresem próbkowania t=1. Rozwiązać powstały układ.
- (c) Jak wyżej, przy założeniu t=12.
- (d) Narysować wszystkie rozwiązania na jednym układzie współrzędnych. Opisać różnice.

Brak rozwiązania

Zadanie 3.3.2

Niech będzie dany układ ciągły opisany równaniem $\dot{x}(t) = ax(t) + bu(t)$

- (a) Znaleźć rozwiązanie tego układu dla: x(0) = 0, u(t) = 1, a = -1, b = 2.
- (b) Znaleźć parametry układu dyskretnego, jeśli podłączono ekstrapolator pierwszego rzędu na wejściu i impulsator na wyjściu, przy czym pracują one synchronicznie z okresem próbkowania t=1. Rozwiązać powstały układ.
- (c) Jak wyżej, przy założeniu t = 10.
- (d) Narysować wszystkie rozwiązania na jednym układzie współrzędnych. Opisać różnice.

(a)
$$\dot{x} = -x + 2$$

$$\frac{dx}{dt} = -x + 2$$

$$\frac{dx}{-x+2} = dt$$

$$-\ln|-x+2| = t+c, \text{ gdzie } c \text{ jest stałą}$$

$$\ln|-x+2| = -t+c$$

$$e^{-t+c} = -x + 2$$

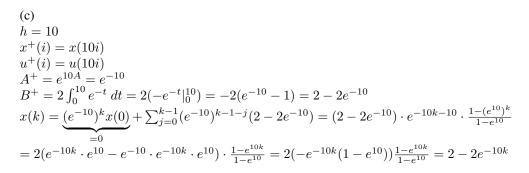
$$e^{-t}e^{c} = -x + 2$$

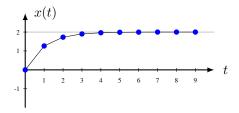
$$ce^{-t} = -x + 2, \text{ bo } e^{c} \text{ to też stała}$$

$$x(0) = c + 2 = 0 \Rightarrow c = -2$$

$$ce^{-t} = -x + 2 \Rightarrow x(t) = ce^{-t} + 2 = -2e^{-t} + 2$$
(b)

$$\begin{array}{l} \text{(b)} \\ h=1 \\ x^+(i)=x(ih)=x(i) \\ u^+(i)=u(i) \\ y^+(i)=y(i) \\ A^+=e^{hA}=e^{-1} \\ B^+=\int_0^1 e^{tA}B \ dt = \int_0^1 e^{-t}2 \ dt = 2\int_0^1 e^{-t} \ dt = -2e^t|_0^1=-2(e^{-1}-1)=2-\frac{2}{e} \\ C^+=C \\ x(i+1)=e^{-1}x(i)+(2-\frac{2}{e})u(i)=\frac{x(i)}{e}+2-\frac{2}{e} \\ x(k)=(e^{-1})^kx(0)+\sum_{j=0}^{k-1}(e^{-1})^{k-1-j}(2-\frac{2}{e})=(2-\frac{2}{e})\sum_{j=0}^{k-1}(e^{-k}\cdot e^1\cdot e^j) \\ =(2-\frac{2}{e})e^{1-k}\cdot\frac{1-e^k}{1-e}=2(e\cdot e^{-k}-e^{-k})\frac{1-e^k}{1-e}=2(-e^{-k})(1-e^k)=2-2e^{-k} \end{array}$$





- wykres (a) jest liniowy, (b) i (c) punktowe - (a) punkty co 1, (b) punkty co 10 (?)

Zadanie 3.4.1

Obliczyć A^n dla macierzy

$$A = \begin{bmatrix} 4 & -2 \\ 0 & 2 \end{bmatrix}$$

$$A^{n} = PJP^{-1}$$

$$A^{n} = \underbrace{(PJP^{-1})(PJP^{-1})...(PJP^{-1})}_{n}$$

$$A^{n} = PJ^{n}P^{-1}$$

$$|[A - \lambda I]| = 0$$

$$(4 - \lambda)(2 - \lambda) = 0 \Rightarrow \lambda_{1} = 4, \lambda_{2} = 2$$

$$[A - \lambda I]\omega_{1} = 0$$

$$\begin{bmatrix} 0 & -2 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_{11} \\ \omega_{12} \end{bmatrix} = 0$$

$$-2\omega_{12} = 0 \\ \omega_{11} \in \mathbb{R}$$

$$\omega_{1} = \begin{bmatrix} \omega_{11} \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} 2 & -2 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_{21} \\ \omega_{22} \end{bmatrix} = 0$$

$$\omega_{22} = \omega_{21} \\ \omega_{21} \in \mathbb{R}$$

$$\omega_{21} \in \mathbb{R}$$

$$D^{-1} = \frac{1}{\det(P)} \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$D^{-1} = \frac{1}{\det(P)} \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$J = \begin{bmatrix} 4 & 0 \\ 0 & 2 \end{bmatrix}, J^{n} = \begin{bmatrix} 4^{n} & 0 \\ 0 & 2^{n} \end{bmatrix}$$

$$A^{n} = PJ^{n}P^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 4^{n} & 0 \\ 0 & 2^{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 4^{n} & 2^{n} \\ 0 & 2^{n} \end{bmatrix}$$

Zadanie 3.4.2

Obliczyć A^n dla macierzy

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

$$A^{n} = PJ^{n}P^{-1}$$

$$|[A - \lambda I]| = (-\lambda)(2 - \lambda) + 4 = \lambda^{2} - 2\lambda + 4 = 0$$

$$\Delta = 4 - 16 = -12$$

$$\lambda = 1 \pm i\sqrt{3}$$

$$\lambda = 1 + i\sqrt{3}$$

$$[A - \lambda I]\omega_1 = 0$$

$$\begin{bmatrix} 2-1-i\sqrt{3} & 1 \\ -4 & -1-i\sqrt{3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_1 \\ \omega_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$
$$(1-i\sqrt{3})\omega_1 + \omega_2 = 0 \qquad \Rightarrow \omega_2 = -(1-i\sqrt{3})\omega_1$$
$$-4\omega_1 + (-1-i\sqrt{3})\omega_2 = 0 \quad \Rightarrow -4\omega_1 + 4\omega_1 = 0$$
$$\omega = \begin{bmatrix} 1 \\ -1+i\sqrt{3} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} + i \begin{bmatrix} 0 \\ \sqrt{3} \end{bmatrix}$$

$$P = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -1 & \sqrt{3} \end{bmatrix}$$

$$P^{-1} = \frac{1}{\sqrt{3}} \begin{bmatrix} \sqrt{3} & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \frac{\sqrt{3}}{3} & \frac{\sqrt{3}}{3} \end{bmatrix}$$

$$\lambda = a \pm ib$$

$$tg\varphi = \frac{b}{a} \Rightarrow \varphi = arctg\frac{b}{a}$$

$$J = \begin{bmatrix} a & b \\ -b & a \end{bmatrix} \rightarrow J^n = (\sqrt{a^2 + b^2})^n \begin{bmatrix} \cos n\varphi & \sin n\varphi \\ -\sin n\varphi & \cos n\varphi \end{bmatrix}$$

$$\varphi = arctg\sqrt{3} = \frac{\pi}{3}$$

$$J^n = 2^n \begin{bmatrix} \cos n\frac{\pi}{3} & \sin n\frac{\pi}{3} \\ -\sin n\frac{\pi}{3} & \cos n\frac{\pi}{3} \end{bmatrix}$$

$$A^n = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -1 & \sqrt{3} \end{bmatrix} \cdot 2^n \cdot \begin{bmatrix} \cos n\frac{\pi}{3} & \sin n\frac{\pi}{3} \\ -\sin n\frac{\pi}{3} & \cos n\frac{\pi}{3} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \sqrt{3} & \sqrt{3} \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned} & \varphi = a r \, t \, t \, g \sqrt{3} - \frac{1}{3} \\ & J^n = 2^n \begin{bmatrix} \cos n \frac{\pi}{3} & \sin n \frac{\pi}{3} \\ -\sin n \frac{\pi}{3} & \cos n \frac{\pi}{3} \end{bmatrix} \\ & A^n = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ -1 & \sqrt{3} \end{bmatrix} \cdot 2^n \cdot \begin{bmatrix} \cos n \frac{\pi}{3} & \sin n \frac{\pi}{3} \\ -\sin n \frac{\pi}{3} & \cos n \frac{\pi}{3} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ \frac{\sqrt{3}}{3} & \frac{\sqrt{3}}{3} \end{bmatrix} \\ & = 2^n \begin{bmatrix} \cos + \frac{\sqrt{3}}{3} \sin & \frac{\sqrt{3}}{3} \sin \\ -\frac{4}{3} \sqrt{3} \sin & -\frac{\sqrt{3}}{3} \sin + \cos \end{bmatrix}$$

Zadanie 3.4.3

Obliczyć A^n dla macierzy

$$A = \begin{bmatrix} 3 & -1 \\ -1 & 3 \end{bmatrix}$$

$$A^{n} = PJ^{n}P^{-1}$$

$$|A - \lambda I| = 0$$

$$|3 - \lambda - 1| = (\lambda - 3)^{2} - 1 = (\lambda - 3 - 1)(\lambda - 3 + 1) = (\lambda - 4)(\lambda - 2) = 0$$

$$|\lambda_{1} = 4| \qquad |\lambda_{2} = 2|$$

$$|(A - \lambda_{1}I)\omega_{1} = 0| \qquad |(A - \lambda_{1}I)\omega_{2} = 0$$

$$|\begin{bmatrix} -1 & -1 \\ -1 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_{11} \\ \omega_{12} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & -1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_{21} \\ \omega_{22} \end{bmatrix}$$

$$-\omega_{11} - \omega_{12} = 0 \qquad |\omega_{21} = \omega_{22}|$$

$$\omega_{12} = -\omega_{11}$$

$$\omega_{1} = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} \qquad |\omega_{2} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\frac{4^{n}}{2} = \frac{4^{n}}{4^{\frac{n}{2}}} = 4^{n - \frac{1}{2}} = \frac{2^{n}}{2} = 2^{n - 1}$$

$$J = \begin{bmatrix} 4 & 0 \\ 0 & 2 \end{bmatrix}$$

$$J^{n} = \begin{bmatrix} 4^{n} & 0 \\ 0 & 2^{n} \end{bmatrix}$$

$$P = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$P^{-1} = \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ \frac{1}{2} & \frac{1}{2} \end{bmatrix}$$

$$A^{n} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ -1 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 4^{n} & 0 \\ 0 & 2^{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ \frac{1}{2} & \frac{1}{2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 4^{n} & 2^{n} \\ -4^{n} & 2^{n} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & -\frac{1}{2} \\ \frac{1}{2} & \frac{1}{2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 4^{n - \frac{1}{2}} + 2^{n - 1} & -4^{n - \frac{1}{2}} + 2^{n - 1} \\ -4^{n - \frac{1}{2}} + 2^{n - 1} & 4^{n - \frac{1}{2}} + 2^{n - 1} \end{bmatrix}$$

Zadanie 3.5.1

Do ciągłego systemu dynamicznego opisanego równaniami

$$\dot{x}_1(t) = 2\pi x_2(t),$$

$$\dot{x}_2(t) = -2\pi x_1(t) + u(t),$$

podłączono ekstrapolator rzędu zerowego na wejściu i impulsator na wyjściu, przy czym pracują one synchronicznie z okresem próbkowania h=1s. Wyliczyć parametry systemu dyskretnego odpowiadające takiemu połączeniu.

$$\begin{split} \dot{x}_1(t) &= \begin{bmatrix} 0 & 2\pi \\ -2\pi & 0 \end{bmatrix}_A x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}_B u(t) \\ x^+(vi) &= A^+x^+(i) + B^+u^+(i), h = 1s \\ A^+ &= e^{hA} \\ A^+ &= e^{hA} \\ A^+ &= e^A = Pe^J P^{-1} \\ \begin{bmatrix} -\lambda & 2\pi \\ -2pi & -\lambda \end{bmatrix} &= 0 \Leftrightarrow \lambda = -4\pi^2 \\ \lambda_{1,2} &= \pm 2\pi i \quad (p = 0, q = 2\pi) \\ \begin{bmatrix} -2\pi i & 2\pi \\ -2\pi i & -2\pi i \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \omega_{11} \\ \omega_{12} \end{bmatrix} &= 0 \\ \omega_{11} &\in \mathbb{R} \\ -2\pi i \omega_{11} + 2\pi \omega_{12} &= 0 \Rightarrow \omega_1 = \begin{bmatrix} \omega_{11} \\ \omega_{12} \end{bmatrix} &= \omega_{11} \begin{bmatrix} 1 \\ i \end{bmatrix} &= \omega_{11} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} + i\omega_{11} \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} \\ \Rightarrow P &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} &= P^{-1} &= I \\ \Rightarrow A \text{ jest postaci Jordana} \Rightarrow J &= A &= \begin{bmatrix} 0 & 2\pi \\ -2\pi & 0 \end{bmatrix} \\ e^J &= e^P \cdot \begin{bmatrix} \cos(q) & \sin(q) \\ -\sin(q) & \cos(q) \end{bmatrix} \\ e^J &= \cdot \begin{bmatrix} \cos(2\pi) & \sin(2\pi) \\ -\sin(2\pi) & \cos(2\pi) \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \\ Pe^J P^{-1} &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \\ B^+ &= \int_0^n e^{tA} B \, dt \\ B \text{ jest stata} \\ B^+ &= \int_0^n e^{tA} \, dt \, B \\ tA &= u - 1 \\ t &= uA \\ dt &= duA^{-1} \\ dt &= duA^{-1} \\ e^{hA} &= e^A &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \\ e^0 &= 1 &= J &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \\ e^0 &= 1 &= J &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \\ e^0 &= 1 &= J &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \\ x^+(i+1) &= A^+x^+(i) + B^+u^+(i) \\ x^+(i+1) &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} x^+(i) \end{split}$$

Zadanie 3.5.2

Do ciągłego systemu dynamicznego opisanego równaniami

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t),$$

 $x^+(i) = x(ih) = x(i)$

$$y(t) = Cx(t),$$

przy czym

$$A = \begin{bmatrix} -0.5 & 0 & 0 \\ 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & -2 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}, C = \begin{bmatrix} 1 & 4 & 5 \\ 3 & 1 & 9 \end{bmatrix}$$

podłączono ekstrapolator rzędu zerowego na wejściu i impulsator na wyjściu, przy czym pracują one synchronicznie z okresem próbkowania h=1s. Wyliczyć parametry systemu dyskretnego odpowiadające takiemu połączeniu.

$$\begin{split} y^+(i) &= y(ih) = y(i) \\ u^+(i) &= u(ih) = u(i) \\ A^+ &= e^{hA} \\ \text{A jest w postaci Jordana, wiec } A &= J \\ A^+ &= e^{hJ} = e^J = \begin{bmatrix} e^{-0.5} & 0 & 0 \\ 0 & e^{-1} & 0 \\ 0 & 0 & e^{-2} \end{bmatrix} \\ B^+ &= \int_0^h e^{tA} B \ dt = \int_0^1 \begin{bmatrix} e^{-0.5} & 0 & 0 \\ 0 & e^{-1} & 0 \\ 0 & 0 & e^{-2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} dt = \int_0^1 \begin{bmatrix} e^{-\frac{t}{2}} \\ e^{-t} \\ e^{-2t} \end{bmatrix} dt \\ &= \begin{bmatrix} -2e^{-\frac{t}{2}}|_0^1 \\ -e^{-t}|_0^1 \\ -\frac{1}{2}e^{-2t}|_0^1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2-2e^{-\frac{1}{2}} \\ 1-e^{-1} \\ \frac{1}{2}-\frac{1}{2}e^{-2} \end{bmatrix} \\ C^+ &= C = \begin{bmatrix} 1 & 4 & 5 \\ 3 & 1 & 9 \end{bmatrix} \end{split}$$

Zadanie 3.5.3

Do ciągłego systemu dynamicznego opisanego równaniami

$$\dot{x}_1(t) = -2x_1(t) + x_2(t),$$

$$\dot{x}_2(t) = -2x_1(t),$$

podłączono ekstrapolator rzędu zerowego na wejściu i impulsator na wyjściu, przy czym pracują one synchronicznie z okresem próbkowania h=1s. Wyliczyć parametry systemu dyskretnego odpowiadające takiemu połączeniu.

$$A = -2 \quad B = 1 \quad C = -2$$

$$A^{+} = e^{Ah} = e^{-2}$$

$$B^{+} = \int_{0}^{h} e^{tA}B \, dt = \int_{0}^{h} e^{-2t} \, dt = \left| -\frac{1}{2}e^{-2t} \right|_{0}^{h} = -\frac{1}{2}e^{-2}$$

$$C^{+} = C = -2$$

$$A^{+} = e^{-2} \quad B^{+} = -\frac{1}{2}e^{-2} \quad C^{+} = -2$$

Zadanie 3.6.1

Dla jakich wartości parametrów k_1 i k_2 system dynamiczny

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -k_1 & k_2 \end{bmatrix} x(k)$$

będzie asymptotycznie stabilny. Zaznaczyć obszar stabilności na płaszczyźnie $k1 \times k2$

$$\begin{split} x(k+1) &= Ax(k) \\ |[A-\lambda I]| &= 0 \\ (-\lambda)(k_2 - \lambda) + k_1 &= 0 \\ \lambda^2 - k_2 \lambda + k_1 &= 0 \\ \lambda &= \frac{z+1}{z-1} \\ (\frac{z+1}{z-1})^2 - k_2(\frac{z+1}{z-1}) + k_1 &= 0 \\ \frac{(z+1)^2 - k_2(z+1)(z-1) + k_1(z-1)^2}{(z-1)^2} &= 0 \end{split}$$

Rozważany układ jest asymptotycznie stabilny \Leftrightarrow wartości własne (λ) macierzy A leżą wewnątrz koła jednostkowego na płaszczyźnie zespolonej \Leftrightarrow pierwiastki wielomianu $L(z)=(z+1)^2-k_2(z+1)(z-1)+k_1(z-1)^2$ leżą w lewej półpłaszczyźnie zespolonej \Leftrightarrow spełnione jest dla wielomianu L(z) kryterium Hurwitza

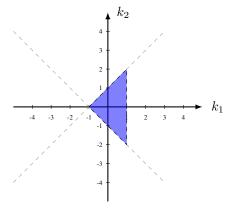
$$L(z) = (z+1)^2 - k_2(z+1)(z-1) + k_1(z-1)^2$$

$$L(z) = x^2 + 2z + 1 - k_2z^2 + k_2 + k_1z^2 - 2k_1z + k_1$$

$$L(z) = z^2(1 + k_1 - k_2) + z(2 - 2k_1) + (1 + k_1 + k_2) = 0$$

W.K.
$$a_2 > 0, a_1 > 0, a_0 > 0$$

$$\begin{array}{ccc} 1+k_1-k_2 &> 0 \\ & k_2 &< k_1+1 \\ 2-2k_1 &> 0 \\ & k_1 &< 1 \\ 1+k_1+k_2 &> 0 \\ & k_2 &> -k_1-1 \\ \begin{bmatrix} a_1 & 0 \\ a_2 & a_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2-2k_1 & 0 \\ 1+k_1-k_2 & 1+k_1+k_2 \end{bmatrix} \\ a_1>0 \wedge a_1a_0>0 \text{ - spełnione dla W.K.} \end{array}$$



Zadanie 3.6.2

Dla jakich wartości parametrów k_1 i k_2 system dynamiczny

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} k_1 - k_2 & 1 & 2 \\ 0 & k_1 + k_2 & 1 \\ 0 & 0 & k_1^2 + k_2^2 \end{bmatrix} x(k)$$

będzie asymptotycznie stabilny. Zaznaczyć obszar stabilności na płaszczyźnie $k1 \times k2$

$$\lambda_1 = k_1 - k_2 \quad \forall \quad \lambda_2 = k_1 + k_2 \quad \forall \quad \lambda_3 = k_1^2 + k_2^2$$

 $\lambda_1=k_1-k_2 \ \lor \ \lambda_2=k_1+k_2 \ \lor \ \lambda_3=k_1^2+k_2^2$ dyskretny system liniowy jesy asymprotycznie stabilny \Leftrightarrow wartości własne macierzy A leżą w kole jednostkowym o środku w zerze na płasczyźnie zespolonej (wystarczy sprawdzić warunek $|\lambda_i| < 1$, nie trzeba z Hurwitza)

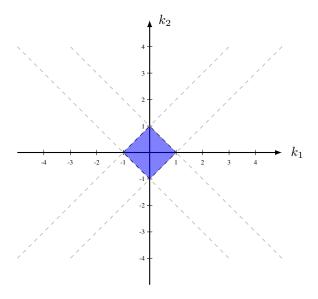
•
$$\lambda_1 = k_1 - k_2$$

 $k_1 - k^2 < 1 \quad \land \quad k_1 - k_2 > -1$
 $k_2 > k_1 - 1 \quad \land \quad k_2 < k_1 + 1$

$$\begin{array}{lll} \bullet & \lambda_1 = k_1 + k_2 \\ & k_1 + k_2 < 1 & \wedge & k_1 + k_2 > -1 \\ & k_2 < -k_1 + 1 & \wedge & k_2 > -k_1 - 1 \end{array}$$

$$\begin{array}{l} \bullet \ \, \lambda_1 = k_1^2 + k_2^2 \\ k_1^2 + k_2^2 < 1 \ \, \wedge \quad k_1^2 + k_2^2 > -1 \end{array}$$

$$\lambda_1 = k_1 - k_2 \wedge \lambda_2 = k_1 + k_2 \wedge \lambda_3 = k_1^2 + k_2^2$$



Dla jakich wartości parametrów k_1 i k_2 system dynamiczny

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} -k_2 & k_1 \\ -k_1 & -k_2 \end{bmatrix} x(k)$$

będzie asymptotycznie stabilny. Zaznaczyć obszar stabilności na płaszczyźnie $k1 \times k2$

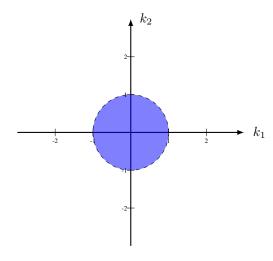
$$|A - \lambda I| = 0$$

$$\begin{bmatrix} -k_2 - \lambda & k_1 \\ -k_1 & -k_2 - \lambda \end{bmatrix} = (k_2 + \lambda)^2 + k_1^2 = (k_2 + \lambda)^2 - (ik_1)^2 = (\lambda + k_2 + ik_1) \cdot (\lambda + k_2 - ik_1) = 0$$

$$\lambda = -k_2 \pm k_1$$

Układ jest asymptotycznie stabilny, gdy wartości własne macierzy leżą wewnątrz koła jednostkowego na płaszczyźnie zespolonej o środku w zerze.

$$\begin{aligned} |\lambda| &< 1 \\ |\lambda| &= \sqrt{(-k_2)^2 + k_1^2} \\ \sqrt{k_1^2 + k_2^2} &< 1 \\ k_1^2 + k_2^2 &< 1 \end{aligned}$$



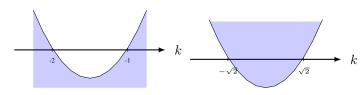
Dla jakich wartości parametru k_1 system dynamiczny

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} -0.5k_1 & 0\\ 2 & -k_1 \end{bmatrix} x(k)$$

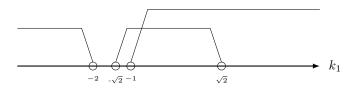
będzie niestabilny.

$$\begin{array}{l} (-0.5k_1-2)(-k_1-\lambda)=0\\ 0.5k_1^2+0.5k_1\lambda+k_1\lambda+\lambda^2=0\\ \lambda^2+1.5k_1\lambda+0.5k_1^2=0\\ \lambda=\frac{z+1}{z-1}\\ (\frac{z+1}{z-1})^2-1.5k_1(\frac{z+1}{z-1})+0.5k_1^2=0\\ z^2+2z+1+1.5k_1z^2-1.5k_1+0.5k_1^2z^2-k_1^2z+0.5k_1^2=0\\ z^2\underbrace{(0.5k_1^2+1.5k_1+1)}_{a_2}+z\underbrace{(2-k_1^2)}_{a_1}+\underbrace{(0.5k_1^2-1.5k_1+1)}_{a_0}=0\\ \mathbf{Z} \text{ kryterium Hurwitza system będzie stabilny gdy:}\\ a_2>0 \qquad 0.5k_1^2+1.5k_1+1>0 \qquad 2-k_1^2 \end{array}$$

Extryterium Hurwitza system będzie stabiny gdy:
$$a_2 > 0 \qquad 0.5k_1^2 + 1.5k_1 + 1 > 0 \qquad 2 - k_1^2 > 0 \\ a_1 > 0 \Leftrightarrow k_1^2 + 3k_1 + 2 > 0 \quad \forall \quad (\sqrt{2} - k_1)(\sqrt{2} + k_1) > 0 \quad \text{ponieważ W.K. zawiera w sobie W.W., aby spełnione zostało} \\ a_0 > 0 \qquad (k_1 + 1)(k_1 + 2) > 0 \qquad (k_1 - \sqrt{2})(\sqrt{2} + k_1) < 0$$



kryterium Hurwitza musi być spełniony iloczyn warunków: $a_2>0 \land a_1>0$



- \Rightarrow układ jest stabilny $\Leftrightarrow k_1 \in (-1, \sqrt{2})$
- \Rightarrow układ jest niestabilny $\Leftrightarrow k_1 \in (-\infty, -1) \cup (\sqrt{2}, +\infty)$

Dla jakich wartości parametru k_1 system dynamiczny

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} -1 & -k_1 \\ -k_1 & -3 \end{bmatrix} x(k)$$

będzie niestabilny.

$$\begin{vmatrix} -1-\lambda & -k_1 \\ -k_1 & -3-\lambda \end{vmatrix} = (1+\lambda)(3+\lambda) - k_1^2 = \lambda^2 + 3 + 4\lambda - k_1^2 = 0$$

$$\Delta = 16 - 12 + 4k_1^2 = 4 + 4k_1^2$$

$$\lambda = -2 \pm \sqrt{1+k_1^2}$$

system będzie niestabilny $\Leftrightarrow |\lambda_i| > 1$

$$\begin{array}{llll} \bullet & \lambda = -2 + \sqrt{1 + k_1^2} \\ -2 + \sqrt{1 + k_1^2} > 1 & \vee & -2 + \sqrt{1 + k_1^2} < -1 \\ \sqrt{1 + k_1^2} > 3 & \sqrt{1 + k_1^2} < 1 \\ k_1^2 > 8 & k_1^2 < 0 \\ k_1 > 2\sqrt{2} \vee k_1 < -2\sqrt{2} & \mathrm{sprzeczne} \end{array}$$

$$\begin{array}{lll} \bullet & \lambda = -2 - \sqrt{1 + k_1^2} \\ -2 - \sqrt{1 + k_1^2} > 1 & \vee & -2 - \sqrt{1 + k_1^2} < -1 \\ \sqrt{1 + k_1^2} > -3 & \sqrt{1 + k_1^2} > -1 \\ & \mathrm{sprzeczne} & k_1 \in \mathbb{R} \end{array}$$

$$\lambda = -2 + \sqrt{1 + k_1^2} \lor \lambda = -2 - \sqrt{1 + k_1^2} \Rightarrow k_1 \in \mathbb{R}$$

Dla jakich wartości parametru k_1 system dynamiczny

$$x(k+1) = \begin{bmatrix} -k_1 & k_1 \\ -k_1 & -k_1 \end{bmatrix} x(k)$$

będzie niestabilny.

$$\begin{bmatrix} -k_1 - \lambda & k_1 \\ -k_1 & -k_1 - \lambda \end{bmatrix} = (-k_1 - \lambda)^2 + k_1^2 = (-k_1 - \lambda)^2 - (ik_1)^2 = (-k_1 - \lambda - ik_1)(-k_1 - \lambda + ik_1) = (\lambda + k_1 - ik_1)(\lambda + k_1 + ik_1) = 0$$

$$\lambda = -k_1 \pm ik_1$$

 $\begin{array}{l} \lambda=-k_1\pm\imath k_1\\ \text{układ jest niestabilny gdy }|\lambda|>1\\ \text{podstawiamy tu moduł - więc usuwamy i z zespolonej.}\\ |\lambda|=\sqrt{(-k_1)^2+(k_1)^2}=\sqrt{k_1^2+k_1^2}>1\\ 2k_1^2>1\\ k_1^2>\frac{1}{2}\\ k_1>\frac{\sqrt{2}}{2} \end{array}$

$$|\lambda| = \sqrt{(-k_1)^2 + (k_1)^2} = \sqrt{k_1^2 + k_1^2} > 1$$

$$2k_1^2 > 1$$

$$k_1^2 > \frac{1}{2}$$

$$k_1 > \frac{\sqrt{2}}{2}$$

Wyznaczyć rozwiązanie następującego równania różnicowego (rekurencyjnego) x(k+2)+x(k+1)-2x(k)=0, x(0)=1, x(1)=-1

zakładam rozwiązanie postaci
$$z^n$$
 $x^n, +z^{n-1} + 2z^{n-2} = 0$ $z^2 + z - 2 = 0$ - wielomian charakterystyczny $W(z) = (z+2)(z-1)$ $z_1 = -2, \ z_2 = 1$ rozwiązanie równania jest postaci: $x(k) = Cz_1^k + Dz_2^k$ podstawiając $x(0)$ oraz $x(1)$
$$\begin{cases} x(0) = 1 = C + D \\ x(1) = -1 = Cz_1 + Dz_2 \end{cases}$$

$$\begin{cases} C = 1 - D \\ -1 = -2C + D \end{cases}$$

$$\begin{cases} D = 1 - C \\ -1 = -2C + 1 - C \end{cases}$$

$$\begin{cases} D = 1 - C \\ 3C = 2 \end{cases}$$

$$C = \frac{2}{3} \quad D = \frac{1}{3}$$

$$\Rightarrow x(k) = \frac{1}{3}(2 \cdot (-2)^k + 1^k)$$

$$x(k) = \frac{2}{3}(-2)^k + \frac{1}{3}1^k \end{cases}$$

Wyznaczyć rozwiązanie następującego równania różnicowego (rekurencyjnego) x(k+2)+3x(k+1)+2x(k)=0, x(0)=2, x(1)=-3

$$\begin{aligned} q^{k+2} + 3q^{k+1} + 2q &= 0 \\ q^2 + 3q + 2 &= 0 \\ \Delta &= 9 - 8 = 1 \\ q &= \frac{-3+1}{2} = -1 \quad \lor \quad q = \frac{-3-1}{2} = -2 \\ x(k) &= a(-1)^k + b(-2)^k \\ \begin{cases} x(0) &= a + b = 2 \\ x(1) &= -a - 2b = -3 \end{cases} \\ b &= 1 \land a = 1 \\ \hline x(k) &= (-1)^k + (-2)^k \end{aligned}$$

Wyznaczyć rozwiązanie następującego równania różnicowego (rekurencyjnego) x(k+2)+2x(k+1)-3x(k)=0, x(0)=2, x(1)=-2

$$\begin{split} x^2 + 2x - 3 &= 0 \\ \Delta &= 4 + 12 = 16, \sqrt{\Delta} = 4 \\ x_1 &= \frac{-2 - 4}{2} = -3 \wedge x_2 = 1 \\ x(k) &= C_1 x_1^k + C_2 x_2^k \\ \begin{cases} x(0) &= 2 = C_1 + C_2 \Rightarrow C_2 = 2 - C_1 \\ x(1) &= -2 = -3C_1 + C_2 \\ -2 &= -3C_1 + 2 - C_1 \Rightarrow C_1 = 1 \end{cases} \\ C_2 &= 1 \\ \hline \left[x(k) &= -3^k + 1 \right] \end{split}$$

Alternatywne:

równanie charakterystyczne

From the charactery styces in
$$r^2 + 2r - 3 = 0$$

 $(r+1)^2 - 4 = 0$
 $(r+1-2)(r+1+2) = 0$
 $(r-1)(r+3)$
 $r_1 = 1$ $r_2 = -3$

$$x(k) = c_1 r_1^k + c_2 r_2^k$$

$$x(0) = 2 = c_1 + c_2$$

$$x(1) = -2 = c_1 + 3c_2$$

$$\begin{cases} 2 = c_1 + c_2 \\ -2 = c_1 - 3c_2 \\ 4 = 4c_2 \\ c_1 = 1 \quad c_2 = 1 \end{cases}$$

$$x(k) = 1 + (-3)^k$$

Dany jest układ dyskretny

$$x(k+1) = Ax(k), A = \begin{bmatrix} 0 & \cdots & 0 & 0 & 0 \\ 1 & \cdots & 0 & 0 & 0 \\ \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \vdots \\ 1 & \cdots & 1 & 0 & 0 \\ 1 & \cdots & 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}_{n \times r}$$

przy czym $k = 1, 2, \dots$ Wyznaczyć x(n).

wielomian charakterystyczny: $|[A - \lambda I]| = 0$

Z Tw. Cagleya-Hamiltona wiadomo, że każda macierz spełnia swój wielomian charakterystyczny ${\cal A}^n=0$

rozwiązanie równania x(k+1)=Ax(k) ma postać $x(k)=A^kx(0)$ czyli $x(n)=A^nx(0)=0$ Biorąc więc pod uwagę fakt $A^n=0$ wiadomo, że rozwiązanie x(k) stanie się zerem w cco najwyżej n krokach, niezależnie od warunku początkowego x(0)

Dany jest układ dyskretny

Dany jest układ dyskretny
$$x(k+1) = Ax(k) + Bu(k), A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 2 & \cdots & n-1 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & n-2 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$
 przy czym $k = 1, 2$ Wyznaczyć $x(n)$ wiedzac że $u(i) = 1$ dla $i = 1, 2, \dots, n$

przy czym k = 1, 2, ... Wyznaczyć x(n) wiedząc, że u(i) = 1 dla i = 1, 2,

$$\begin{array}{l} x(n)=A^nx(0)+\sum_{j=0}^{n-1}A^{n-1-j}Bu(j)\\ \text{Zauważmy, że } \det(A)=0 \text{ (bo same zera na przekątnej)}\\ \text{wtedy } \det(\lambda I-A)=\lambda^n\\ \text{z Tw. Cagleya-Hamiltona }A^n=0 \text{ (każda macierz spełnia swój wielomian charakterystyczny)}\\ \text{mamy więc }A^nx(0)=0, \text{czyli }x(n)=\sum_{j=0}^{n-1}A^{n-1-j}B\underbrace{u(j)}\\ \end{array}$$

Przy kolejnych mnożeniach macierzy A podniesionej do jakiejś potęgi przez B otrzymujemy pierwszą kolumnę macierzy A, która zawiera same zera, poza przypadkiem $A^0 = I$ (macierz jednostkowa), więc sumujemy n-1 kolumn samych zer oraz jedną równą $B(I \cdot B = B)$

ostatecznie x(n) = B

Dany jest układ dyskretny

Daily jest ukrad dyskrethy
$$x(k+1) = Ax(k) + Bu(k), A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & \cdots & 1 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 1 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$
przy czym $k = 1, 2$ Wyznaczyć $x(n)$ wiedząc że $u(i) = 1$ dla $i = 1, 2, \dots, n$

przy czym k=1,2,... Wyznaczyć x(n) wiedząc, że u(i)=1 dla i=1,2,...,n.

$$\begin{split} |A| &= 0 \\ x(k+1) &= Ax(k) \\ |\lambda I - A| &= \lambda^n \\ \text{z Tw. Cagleya-Hamiltona:} \\ A^n &= 0 \\ x(1) &= Ax(0) + B \\ x(2) &= A^2x(0) + (A+1)B \\ x(3) &= A^3x(0) + (A^2 + A + 1)B \\ \dots \\ x(n) &= A^nx(0) + (A^{n-1} + A^{n-2} + \dots + 1)B \\ \text{ponieważ tylko } A^n &= 0, \text{ więc dla każdego } A^{n-1}, A^{n-2}, \dots \neq 0 \end{split}$$

te potęgi będą miały jakieś śmieci w wartościach, nie istotne co tam będzie. Ważne, że tam gdzie w A są 0 nie pojawi się nic nowego, czyli gdzie było 0 przed potęgowaniem, tam będzie też po. \Rightarrow wynik iloczynu $A^iB=0$ (macierz zerowa),

$$i = 1, ..., n - 1 \Rightarrow \boxed{x(n) = B}$$

Dany jest układ dyskretny
$$x(k+1) = Ax(k), A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 & \cdots & 1 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 1 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix}_{n \times n}$$
 przy czym $k = 1, 2, \dots$ Wyznaczyć $x(2n)$.

przy czym $k = 1, 2, \dots$ Wyznaczyć x(2n).

$$\begin{aligned} |A| &= 0 \\ x(k+1) &= Ax(k) \\ |\lambda I - A| &= \lambda^n \\ \text{z Tw. Cagleya-Hamiltona:} \\ A^n &= 0 \\ x(1) &= Ax(0) \\ x(2) &= A^2x(0) \\ x(3) &= A^3x(0) \\ &\dots \\ x(n) &= A^nx(0) = 0 \\ x(2n) &= A^nx(n) = 0 \end{aligned}$$

Tydzień 4

Analiza częstotliwościowa systemów dynamicznych

Zadanie 4.1.1

Układ jest opisany równaniami stanu w postaci

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}$$

z macierzami

$$A = \left[\begin{array}{cc} 1 & 0 \\ 2 & -3 \end{array} \right], B = \left[\begin{array}{c} 1 \\ 0 \end{array} \right], C = \left[\begin{array}{cc} 1 & 0 \end{array} \right]$$

Znaleźć transmitancję operatorową tego układu przy założeniu zerowych warunków początkowych x(0)=0

$$\begin{split} G(s) &= C(sI-A)^{-1} \cdot B \\ (sI-A)^{-1} &= \begin{bmatrix} s-1 & 0 \\ -2 & s-3 \end{bmatrix}^{-1} = \frac{1}{(s-1)(s-3)} \begin{bmatrix} s-3 & 0 \\ 2 & s-1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{s-1} & 0 \\ \frac{1}{(s-1)(s-3)} & \frac{1}{s-3} \end{bmatrix} \\ G(s) &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} \frac{1}{s-1} & 0 \\ \frac{2}{(s-1)(s-3)} & \frac{1}{s-3} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{s-1} & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \frac{1}{s-1} \end{split}$$

Zadanie 4.1.2

Układ jest opisany równaniami stanu w postaci

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}$$

z macierzami

$$A = \left[\begin{array}{cc} 2 & 0 \\ -5 & 0 \end{array} \right], B = \left[\begin{array}{c} 2 \\ 2 \end{array} \right], C = \left[\begin{array}{c} 0 & 1 \end{array} \right]$$

Znaleźć transmitancję operatorową tego układu przy założeniu zerowych warunków początkowych x(0)=0

$$\begin{split} G(s) &= C(sI-A)^{-1}B \\ G(s) &= \left[\begin{array}{cc} 0 & 1 \end{array}\right] \cdot \left[\begin{array}{cc} s-2 & 0 \\ 5 & s \end{array}\right]^{-1} \cdot \left[\begin{array}{cc} 2 \\ 2 \end{array}\right] = \left[\begin{array}{cc} 0 & 1 \end{array}\right] \cdot \left[\begin{array}{cc} \frac{1}{s-2} & 0 \\ -5 & \frac{1}{s} \end{array}\right] \cdot \left[\begin{array}{cc} 2 \\ 2 \end{array}\right] = \frac{2}{s} - \frac{10}{s \cdot (s-2)} = \frac{2s-14}{s(s-2)} =$$

Zadanie 4.1.3

Układ jest opisany równaniami stanu w postaci

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}$$

z macierzami

$$A = \left[\begin{array}{cc} 2 & 3 \\ 1 & 0 \end{array} \right], B = \left[\begin{array}{c} 2 \\ 5 \end{array} \right], C = \left[\begin{array}{cc} 0 & 1 \end{array} \right]$$

Znaleźć transmitancję operatorową tego układu przy założeniu zerowych warunków początkowych x(0)=0

Zadanie 4.2.1

Mając dana transmitancje $G(s) = \frac{5}{s+3}$ okreslić amplitudę sygnału wyjściowego, jesli na wejście podano:

- a) $2\sin(4t + 2\pi)$
- b) $-\sin(t)$
- c) $0.1\cos(4t + \frac{\pi}{6})$

$$\begin{aligned} G(s) &= \frac{5}{s+3} \\ A(\omega) &= |G(j\omega)| \\ u(t) &= A_u \sin(\omega t + \varphi_u) \text{ - wejście} \\ A_u &= A(\omega) \cdot A_u \end{aligned}$$

$$2\sin(4t + 2\pi) = u(t)$$

$$A_u = 2$$

$$\omega = 4$$

$$A(\omega) = \left| \frac{5}{4j+3} \right| = \left| \frac{5(3-4j)}{9+16} \right| = \left| \frac{3-4j}{5} \right| = \sqrt{\frac{9}{25} + \frac{16}{25}} = 1$$

$$A_y = 1 \cdot 2 = \boxed{2} \qquad A(\omega) = \frac{5}{\sqrt{16+9}} = 1$$

$$A_y = 1 \cdot 2 = 2$$
 $A(\omega) = \frac{5}{\sqrt{16+9}} = 1$

$$-\sin(t) = u(t)$$

$$A_u = -1$$

$$A_u = -1$$

$$\begin{array}{l} \omega = 1 \\ A(\omega) = |\frac{5}{j+3}| = |\frac{5(3-j)}{9+1}| = |\frac{3-j}{2}| = \sqrt{\frac{9}{4} + \frac{1}{4}} = \frac{\sqrt{10}}{2} \end{array}$$

$$A_y = -1 \cdot \frac{\sqrt{10}}{2} = \boxed{-\frac{\sqrt{10}}{2}}$$
 $A(\omega) = \frac{5}{\sqrt{9+1}} = \frac{\sqrt{10}}{2}$

c)

$$0.1\cos(4t + \frac{\pi}{6}) = u(t)$$

$$\cos(\frac{\pi}{2} - \alpha) = \sin \alpha \Rightarrow \cos(4t + \frac{\pi}{6}) = \cos(\frac{\pi}{2} - (\frac{2\pi}{6} - 4t)) = \sin(\frac{2\pi}{6} - 4t)$$

$$u(t) = \frac{1}{10}\sin(\frac{\pi}{3} - 4t)$$

$$u(t) = \frac{1}{10}\sin(\frac{\pi}{3} - 4t)$$

$$A_u = \frac{1}{10} \quad \omega = -4$$

$$A(\omega) = \left| \frac{5}{-4j+3} \right| = \left| \frac{5(3+4j)}{9+16} \right| = \left| \frac{3+4j}{5} \right| = \sqrt{\frac{9}{25} + \frac{16}{25}} = 1$$

$$A_y = 1 \cdot \frac{1}{10} = \boxed{\frac{1}{10}}$$
 $A(\omega) = \frac{5}{\sqrt{16+9}} = 1$

Zadanie 4.2.2

Mając dana transmitancje $G(s)=\frac{30}{s+2}$ okreslić amplitudę sygnału wyjściowego, jesli na wejście podano: a) $\sin(t+\frac{2\pi}{3})$ b) $0.5\sin(2t)$ c) $8\cos(3t+\frac{2\pi}{3})$

Zadanie 4.3.1

Za pomocą transmitancji znaleźć odpowiedź układu 1 na skok jednostkowy, czyli funkcję postaci:

$$u(t) = \begin{cases} 0, t < 0 \\ 1, t \geqslant 0 \end{cases}$$
 Zakladamy, że $x(0) = 0$
$$\dot{x}(t) = -4x(t) + 8u(t)$$

$$y(t) = x(t)$$

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = -4x(t) + 8u(t) \\ y(t) = x(t) \end{cases} \qquad x(0) = 0$$

$$C = 1 \quad A = -4 \quad B = 8$$

$$G(s) = 1 \cdot (s+4)^{-1} \cdot 8 = 8 \cdot \frac{1}{s+4}$$

$$U(s) = \frac{1}{s}$$
 tw. Laplace'a dla skoku jednopstkowego $Y(s) = G(s) \cdot U(s)$
$$Y(s) = \frac{8}{s+4} \cdot \frac{1}{2} = \frac{2}{s} - \frac{2}{s+4}$$

$$\frac{A}{s} + \frac{B}{s+4} = \frac{8}{s(s+4)}$$

$$A(s+4) + Bs = 8$$

$$s(A+B) + 4A = 8$$

$$A = 2 \quad B = -2$$

$$y(t) = -2e^{-4t} + 2$$

$$\uparrow$$
 odwrotne tw. Laplace'a
$$\mathcal{L}\{a\} = a\frac{1}{s}$$

$$\mathcal{L}\{ae^{bt}\} = a\frac{1}{s-b}$$

Zadanie 4.3.2

Za pomocą transmitancji znaleźć odpowiedź układu 1 na skok jednostkowy, czyli funkcję postaci:

$$u(t) = \begin{cases} 0, t < 0 \\ 1, t \ge 0 \end{cases}$$
Zakladamy, że $x(0)$

Zakladamy, że
$$x(0) = 0$$

 $\dot{x}(t) = 5x(t) - 3u(t)$

$$y(t) = x(t)$$

Zadanie 4.4.1

Na układ o transmitancji operatorowej $G(s)=\frac{20}{s+10}$ podano sygnał sinusoidalny $2\sin(4.5t+\frac{\pi}{6})$. Obliczyć, jak zmieni się amplituda sygnału wyjściowego.

$$\begin{split} A_u &= 2 \quad \omega = 4.5 = \frac{9}{2} \\ A(\omega) &= |\frac{20}{j\frac{9}{2} + 10}| = |\frac{20(10 - \frac{9}{2}j)}{100 + \frac{81}{4}}| = |\frac{80(10 - \frac{9}{2})j}{481}| = \sqrt{\frac{800^2 + 360^2}{481^2}} \approx 1.82 \\ A(\omega) &= |\frac{20}{j\frac{9}{2} + 10}| = \frac{20}{\sqrt{100 + \frac{81}{4}}} = \frac{40}{\sqrt{481}} \approx 1.82 \ A_y = A(\omega) \cdot 2 \\ \frac{A_y}{4} &= A(\omega) \end{split}$$

Amplituda sygnału wejściowego będzie ok. 1.82 razy większa niż wejściowego

Zadanie 4.4.2

Na układ o transmitancji operatorowej $G(s)=\frac{400}{s+30}$ podano sygnał sinusoidalny $5\sin(2t+\frac{\pi}{3})$. Obliczyć, jak zmieni się amplituda sygnału wyjściowego.

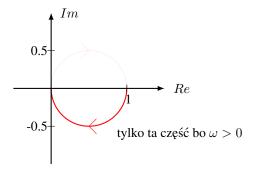
Zadanie 4.5.1

Narysowac charakterystyki Nyquista dla układu opisanego transmitancja operatorowa:

$$G(s) = \frac{s+2}{s^2+3s+2}$$

 $G(s)=\frac{s+2}{s^2+3s+2}$ Podac wzór na transmitancje widmowa tego układu (w postaci rozbicia na czesc urojona i rzeczywistą).

$$G(s) = \frac{s+2}{s^2+3s+2} = \frac{s+2}{(s+1)(s+2)} = \frac{1}{s+1}$$



$$G(j\omega) = \frac{1}{j\omega+1} = \frac{1-j\omega}{1+\omega^2} = \boxed{\frac{1}{1+\omega^2} + j\frac{-\omega}{1+\omega^2}}$$

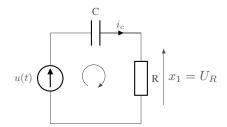
Zadanie 4.5.2

Narysowac charakterystyki Nyquista dla układu opisanego transmitancja operatorowa:

$$G(s) = \frac{2s}{3s^2 \pm 3s}$$

 $G(s)=rac{2s}{3s^2+3s}$ Podac wzór na transmitancje widmowa tego układu (w postaci rozbicia na czesc urojona i rzeczywistą).

Zadanie 4.6.1



Przeanalizować układ z rysunku i znaleźć równania opisujące ten układ. Za wyjście przyjąć napięcie na oporniku. Znaleźć transmitancję operatorową i widmową układu

Zakladamy ze: $R = 1000\Omega$, C = 1mF

$$\begin{cases} u(t) - u_c(t) - u_R(t) = 0 \\ y(t) = u_R(t) \end{cases}$$

$$\begin{cases} u(t) - u_c(t) - RCu_c(t) = 0 \\ y(t) = RCu_c(t) \end{cases}$$

$$\begin{cases} u(t) = +u_c(t) + RCu_c(t) \\ y(t) = RCu_c(t) \end{cases}$$

$$\begin{cases} u(t) = RCu_c(t) \end{cases}$$
 Transformata Laplace'a
$$\begin{cases} U(s) = U_c(s) + sRC \cdot U_c(s) + u_c(0) \\ Y(s) = sRC \cdot U_c(s) + u_c(0) \end{cases}$$

$$\begin{cases} Y(s) = \frac{sRC \cdot U_c(s) + u_c(0)}{U_c(s) + sRC \cdot U_c(s) + u_c(0)} = \frac{sRC \cdot U_c(s)}{U_c(s) + sRC \cdot U_c(s)} = \frac{U_c(s) \cdot sRC}{U_c(s) \cdot (sRC + 1)} \end{cases}$$

Podstawiamy R i C

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

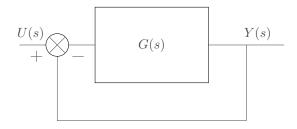
$$G(j\omega) = \frac{j\omega}{j\omega+1} = \frac{j\omega}{j\omega+1} \cdot \frac{1-j\omega}{1-j\omega} = \frac{j\omega+\omega^2}{1+\omega^2} = \frac{\omega^2}{\omega^2+1} + j\frac{\omega}{\omega^2+1}$$

Zadanie 4.7.1

Niech będzie dany układ opisany transmitancją G(s):

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

Korzystajac z kryterium Nyquista sprawdzić, czy układ zamkniety postaci 7 będzie asymptotycznie stabilny.



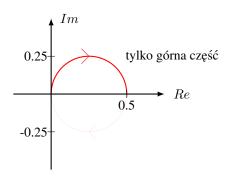
$$G(s) = \frac{s}{s^2 + 2s + 1}$$

$$a_2 = 1 \ a_1 = 2 \ a_0 = 1$$

Układ zamknięty będzie asymptotycznie stabilny jeżeli układ otwarty będzie asymptotycznie stabilny oraz wykres charakterystyki amplitudowo-fazowej transformacji G(s) nie będzie obejmował punktu (-1,0) na płaszczyźnie zespolonej. sprawdź czy układ otwarty jest asymptotycznie stabilny z Hurwitza. Wystarczy sprawdzić dla s^2+2s+1

$$\begin{bmatrix} a_1 & a_3 \\ 2 & 0 \\ 1 & 1 \end{bmatrix} \\ a_0 & a_2 \\ 2 > 0 \\ 2 \cdot 1 - 0 > 0$$

więc układ otwarty jest asymptotycznie stabilny.



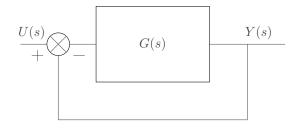
Nie obejmuje punktu (-1,0) więc jest asymptotycznie stabilny.

$$G(j\omega) = \frac{j\omega}{(j\omega)^2 + 2j\omega + 1} = \frac{j\omega}{-\omega^2 + 2j\omega + 1} = \frac{j\omega(1 - \omega^2 - 2j\omega)}{(1 - \omega^2 + 2j\omega)(1 - \omega^2 - 2j\omega)} = \frac{j\omega - j\omega^3 + 2\omega^2}{1 - 2\omega^2 + \omega^4 + 4\omega^2} = \frac{2\omega^2}{(\omega^2 + 1)^2} + j\frac{\omega - \omega^3}{(\omega^2 + 1)^2}$$

Zadanie 4.7.2

$$G(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s^3 - s^2 + 2s - 2}$$

Niech będzie dany układ opisany transmitancją G(s): $G(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s^3 - s^2 + 2s - 2}$ Korzystajac z kryterium Nyquista sprawdzić, czy układ zamkniety postaci 7 będzie asymptotycznie stabilny.



Zadanie 4.8.1

Rozwiązanie równania różniczkowego $\dot{x}(t) = -4x(t) + 3\sin(2t)$ gdzie $x(0) = 0, t \geqslant 0$ ma postać $x(t) = ae^{-4t} + A\sin(2t + \varphi)$ Obliczyć A i φ .

$$\begin{aligned} u(t) &= 3\sin(2t) \\ A_u &= 3 \quad \omega = 2 \quad y_u = 0 \\ A &= -4 \quad B = 3 \quad C = 1 \\ G(s) &= 1 \cdot (s+4)^{-1} \cdot 3 = 3 \cdot \frac{1}{s+4} \\ A(\omega) &= \left| \frac{3}{2j+4} \right| = \frac{3}{\sqrt{16+4}} = \frac{3}{2\sqrt{5}} = \frac{3\sqrt{5}}{10} \\ A_y &= 3 \cdot A(\omega) = \frac{9\sqrt{5}}{10} \\ \varphi_y &= \arg G(j\omega) + \varphi_u \\ G(j\omega) &= \frac{3}{2j+4} = \frac{3(4-2j)}{20} = \frac{3}{5} - \frac{3}{10}j \\ \text{argument liczby } a + bi: \\ \varphi &= \begin{cases} \arctan(\frac{b}{a}), a > 0 \\ \arctan(\frac{b}{a}) + \pi, a < 0 \end{cases} \\ \arg G(j\omega) &= \arctan(\frac{1}{2}) \end{cases}$$

Zadanie 4.8.2

Rozwiązanie równania różniczkowego $\dot{x}(t) = -x(t) + 10\sin(5t + \frac{\pi}{3})$ gdzie $x(0) = 0, t \geqslant 0$ ma postać $x(t) = ae^{-4t} + A\sin(5t + \varphi)$ Obliczyć A i φ .

Rozwiązanie równania różniczkowego $\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) = -4x(t) + 3\sin(\omega t)$

gdzie x(0) = 0, $(\dot{x}(0) - w \text{ domysle})$, $t \ge 0$ ma postać

 $x(t) = f(t) + A\sin(\omega t + \varphi)$

znaleźć takie ω , dla którego A jest największe

$$\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) + 4x(t) = 3\sin(\omega t)$$

$$u(t) = \sin(\omega t) = \frac{\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) + 4x(t)}{3}$$

$$Y(s) = G(s) \cdot U(s) \Rightarrow G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)}$$

Transformata Laplace'a

$$X(s) = Y(s)$$

$$\mathcal{L}\{f'\} = s\mathcal{L}\{f\} - f(0^+)$$

$$\mathcal{L}\{f''\} = s^2\mathcal{L}\{f\} - sf(0^+) - f'(0^+)$$

$$L\{f'\} = sL\{f\} - f(0^+)$$

$$L\{f''\} = s^2L\{f\} - sf(0^+) - f'(0^+)$$

$$U(s) = \frac{s^2X(s) - s \cdot x(0) - \dot{x}(0) + sX(s) - x(0) + 4X(s)}{3} = \frac{X(s)(s^2 + s + 4)}{3}$$

$$G(s) = \frac{X(s)}{\frac{X(s)(s^2 + s + 4)}{3}} = \frac{3X(s)}{\frac{X(s)(s^2 + s + 4)}{3}} = \frac{3}{s^2 + s + 4}$$

$$A = \underbrace{A_y}_{\text{wyjście}} \underbrace{A_u \cdot A(\omega)}_{\text{wyjście}}$$

$$A(s) = \underbrace{A_y}_{\text{wyjście}} \underbrace{A_v \cdot A(\omega)}_{\text{wyjście}}$$

$$G(s) = \frac{X(s)}{\frac{X(s)(s^2+s+4)}{X(s)(s^2+s+4)}} = \frac{3X(s)}{\frac{3X(s)}{X(s)(s^2+s+4)}} = \frac{3}{s^2+s+4}$$

$$A = \underbrace{A_y}_{\text{wviscie}} = \underbrace{A_u}_{\text{wejscie}} \cdot A(\omega)$$

$$A(\omega) = |G(\omega j)|$$

wyjście wejscie
$$A(\omega) = |G(\omega j)|$$
 A będzie maksymalne dla $|G(\omega j)|$ maksymalnego
$$|G(\omega j)| = |\frac{3}{-\omega^2 + j\omega + 4}| = |\frac{3}{\sqrt{(4-\omega^2)^2 + \omega^2}}| = |\frac{3}{\sqrt{16-8\omega^2 + \omega^4 + \omega^2}}| = |\frac{3}{\sqrt{\omega^4 - 7\omega^2 + 16}}|$$
 maksymalne $\Leftrightarrow \sqrt{\omega^4 - 7\omega^2 + 16}$ minimalne $z = \omega^2$

$$\frac{3}{\sqrt{\omega^4 - 7\omega^2 + 16}}$$
 maksymalne $\Leftrightarrow \sqrt{\omega^4 - 7\omega^2 + 16}$ minimalne

szukamy min funkcji
$$z^2 - 7z + 16$$

dodatni znak przy z^2 , więc minimum będzie na wierzchołku, czyli $x_w = \frac{-b}{2a} = \frac{7}{2}$

$$\omega = \sqrt{\frac{7}{2}} \quad \vee \quad \omega = -\sqrt{\frac{7}{2}}$$

$$\omega = -\sqrt{\frac{7}{2}}$$
 odpada, bo nie może być < 0

$$\omega = \sqrt{\frac{7}{2}}$$

Rozwiązanie równania różniczkowego $\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) = -x(t) + 12\sin(\omega t)$ gdzie x(0) = 0, $(\dot{x}(0)$ - w domysle), $t \geq 0$ ma postać $x(t) = f(t) + A\sin(\omega t)$ znaleźć takie ω , dla którego A jest największe

$$\begin{split} &u(t) = \sin(\omega t) \\ &y(t) = x(t) \\ &\begin{cases} \ddot{x}(t) + \dot{x}(t) = -x(t) + 12u(t) \\ y(t) = x(t) \\ \end{cases} \\ &\begin{cases} u(t) = \frac{\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) + x(t)}{12} \\ y(t) = x(t) \\ \end{cases} \\ &\begin{cases} U(s) = \frac{s^2 \cdot X(s) - s \cdot x(0) - \dot{x}(0) + sX(s) - x(0) + X(s)}{12} \\ Y(s) = X(s) \\ \end{cases} \\ &\begin{cases} U(s) = \frac{s^2 \cdot X(s) + sX(s) + X(s)}{12} \\ Y(s) = X(s) \end{cases} \\ &\begin{cases} U(s) = \frac{s^2 \cdot X(s) + sX(s) + X(s)}{12} \\ Y(s) = X(s) \end{cases} \\ &G(S) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{12 \cdot X(s)}{X(s) \cdot (s^2 + s + 1)} = \frac{12}{s^2 + s + 1} \\ &G(j\omega) = \frac{12}{-\omega^2 + j\omega + 1} = -\frac{12 \cdot \omega^2 - 12}{\omega^4 - \omega^2 + 1} - j \frac{12 \cdot \omega}{\omega^4 - \omega^2 + 1} A_y = A_u \cdot ku(\omega) \\ &ku(\omega) = |G(j\omega)| = \sqrt{\left(\frac{12 \cdot \omega^2 - 12}{\omega^4 - \omega^2 + 1}\right)^2 + \left(\frac{12 \cdot \omega}{\omega^4 - \omega^2 + 1}\right)^2} = 12 \cdot \sqrt{\frac{1}{\omega^4 - \omega^2 + 1}} \end{split}$$

 $A_y \text{ będzie max., gdy } ku(\omega) \text{ będzie max., tj. } \sqrt{\omega^4-\omega^2+1} \text{ będzie min. } \omega \geq 0, \min(\sqrt{\omega^4-\omega^2+1}) \text{ dla } \omega = \frac{1}{\sqrt{2}}$

Rozwiązanie równania różniczkowego $\ddot{x}(t) + \dot{x}(t) = -5x(t) + 15\sin(\omega t)$ gdzie x(0) = 0, ($\dot{x}(0)$ - w domysle), $t \geq 0$ ma postać $x(t) = f(t) + A\sin(\omega t + \varphi)$ znaleźć takie ω , dla którego A jest największe

Zadanie 4.10.1

Korzystając z kryterium Michajłowa zbadać stabilność asymptotyczną układu opisanego transmitancją G(s):

$$G(s) = \frac{s^2 + 3s + 1}{s^3 + s^2 - 4s + 9}$$

Kryterium Michajłowa

$$G(s) = \frac{L(s)}{M(s)}$$

$$M(s) = a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0$$

Układ jest asymptotycznie stabilny jeśli przyrost argumentu $M(j\omega)$ rzędu n przy zmianie ω od $-\infty$ do $+\infty$ wynosi $n\pi$: $\Delta Arg M(j\omega)|_{-\infty}^{+\infty} = n\pi$

Ponieważ funkcja $M(j\omega)$ jest symetryczna względem osi rzeczywistej, więc wystarczy $\Delta Arg\ M(j\omega)|_0^{+\infty}=n\frac{\pi}{2}$ inna postać kryterium (wynikająca z powyższego): wystarczy pokazać, że charakterystyka częstotliwościowa funkcji $M(j\omega) \ 0 < \omega < \infty$ przechodzi przez n ćwiartek w kierunku dodatnim.

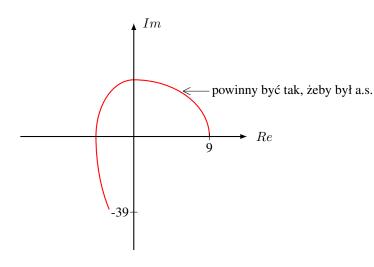
n=3 więc musi przechodzić przez I, II i III ćwiartkę

$$M(s) = s^3 + s^2 - 4s + 9$$

$$n=3$$
 więc musi przechodzić przez I, II i III ćwiartkę
$$M(s)=s^3+s^2-4s+9\\ M(j\omega)=-j\omega^3-\omega^2-4j\omega+9=\underbrace{9-\omega^2}_{Re}+j\underbrace{\left(-\omega^3-4\omega\right)}_{Im}$$

$$\omega=0\Rightarrow M(j0)=9$$

$$\omega=0\Rightarrow M(j0)=9$$



spr. gdzie przecina Im dla Re=0

$$9 - \omega^2 = 0 \Rightarrow \omega = 3$$

$$Im = -3^3 - 4 \cdot 3 = -39$$
 (Im powinno być dodatnie, aby układ był asymptotycznie stabilny)

spr. czy przecina oś Re w przedziale $(-\infty, 0)$

$$Im = 0 \Rightarrow -\omega(\omega^2 + 4) = 0$$

$$\omega = 0 \quad \omega^2 = -4$$

$$\omega = 0$$
 $\omega^2 = -4$

$$Re=9+4=13$$

więc, układ nie jest asymptotycznie stabilny.

Zadanie 4.10.2

Korzystając z kryterium Michajłowa zbadać stabilność asymptotyczną układu opisanego transmitancją G(s): $G(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s^3 - s^2 + 2s - 2}$

$$G(s) = \frac{s^2 + s + 1}{s^3 - s^2 + 2s - 2}$$

Tydzień 5

Wprowadzenie do układów nieliniowych - Linearyzacja

Zadanie 5.1.1

Dany jest system dynamiczny

$$\dot{x}(t) = \cos(x(t))e^{-x(t)^2}$$

Wyznaczyć jego punkty równowagi i za pomocą I metody Lapunowa zbadać ich stabilność.

$$\begin{split} \dot{x}(t) &= \cos(x(t))e^{-x(t)^2} \\ \dot{x}(t) &= f(x(t)) \\ x_r \text{ jest punktem równowagi} \Leftrightarrow f(x_r) = 0 \\ f(x_r) &= \cos(x_r) \cdot \underbrace{e^- x_r^2}_{<0} = 0 \Rightarrow \cos(x_r) = 0 \Rightarrow x_r = \frac{\pi}{2} + k\pi, k \in \mathbb{Z} \end{split}$$
 System zlinearyzowany: $\dot{x}(t) = J(x_r)x(t)$

$$J(x) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1}(x) & \cdots & \frac{\partial f_1}{\partial x_n}(x) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial x_1}(x) & \cdots & \frac{\partial f_n}{\partial x_n}(x) \end{bmatrix} f(x) = \begin{bmatrix} f_1(x) \\ \vdots \\ f_n(x) \end{bmatrix}$$

System Zinearyzowany:
$$x(t) = J(x_r)x(t)$$

$$J(x) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1}(x) & \cdots & \frac{\partial f_1}{\partial x_n}(x) \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial x_1}(x) & \cdots & \frac{\partial f_n}{\partial x_n}(x) \end{bmatrix} f(x) = \begin{bmatrix} f_1(x) \\ \vdots \\ f_n(x) \end{bmatrix}$$

$$J(x) = \frac{\partial f}{\partial x} = -\sin(x) \cdot e^{-x^2} + \cos(x) \cdot (-2xe^{-x^2}) = -e^{-x^2}(\sin(x) + 2x\cos(x))$$

$$J(x_r) = \underbrace{-e^{-(\frac{\pi}{2} + k\pi)^2}}_{<0} (\sin(\frac{\pi}{2} + k\pi)) + \underbrace{2(\frac{\pi}{2} + k\pi)\cos(\frac{\pi}{2} + k\pi)}_{=0} = -e^{-(\frac{\pi}{2} + k\pi)^2}(\sin(\frac{\pi}{2} + k\pi))$$
I metodo Lapunova

I metoda Lapunowa

Punkt równowagi, dla którego system zlinearyzowany jest asymptotycznie stabilny jest lokalnie asymptotycznie stabilny. Jeżeli zaś chociaż jedna z wartości własnych macierzy systemu zlinearyzowanego ma dodatnią część rzeczywistą to punkt równowagi jest niesta-

$$\lambda = -e^{-(\frac{\pi}{2} + k\pi)^2} \cdot \sin(\frac{\pi}{2} + k\pi)$$

niestabilny:
$$-e^{-(\frac{\pi}{2}+k\pi)^2} \cdot \sin(\frac{\pi}{2}+k\pi) > 0 \Rightarrow \sin(\frac{\pi}{2}+k\pi) = -1 \Rightarrow x_r = \frac{\pi}{2} + (2k\pi+1)\pi, \ k \in \mathbb{Z}$$
 (z Hurwitza)
$$-e^{-(\frac{\pi}{2}+k\pi)^2} \cdot \sin(\frac{\pi}{2}+k\pi) > 0 \Rightarrow \sin(\frac{\pi}{2}+k\pi) = 1 \Rightarrow x_r = \frac{\pi}{2} + 2k\pi, \ k \in \mathbb{Z}$$

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & e^{-(\frac{\pi}{2}+k\pi)^2} \cdot \sin(\frac{\pi}{2}+k\pi) \end{bmatrix}$$

Zadanie 5.1.2

Dany jest system dynamiczny

$$\dot{x}_1(t) = x_2(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = -2x_1(t) - 3x_1(t)^2 - x_2(t)$$

Wyznaczyć jego punkty równowagi i za pomocą I metody Lapunowa zbadać ich stabilność.

$$J(x) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 - 6x_1 & -1 \end{bmatrix}$$

$$\begin{cases} x_2 = 0 \\ -2x_1 - 3x_1^2 - x_2 = 0 \\ -2x_1 - 3x_1^2 = 0 \end{cases}$$

$$x_1(2 + 3x_1) = 0$$

$$x_1 = 0 \lor x_1 = -\frac{2}{3}$$

$$x_r = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \qquad \lor \qquad x_r = \begin{bmatrix} -\frac{2}{3} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$J(x_r) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -1 \end{bmatrix} \qquad J(x_r) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 2 & -1 \end{bmatrix}$$

$$\begin{vmatrix} -\lambda & 1 \\ -2 & -1 - \lambda \end{vmatrix} \qquad \begin{vmatrix} -\lambda & 1 \\ 2 & -1 - \lambda \end{vmatrix}$$

$$= (-\lambda)(-1 - \lambda) + 2 = \lambda^2 + \lambda + 2$$

$$\Delta = -7$$

$$\lambda = -\frac{1}{2} \pm \frac{\sqrt{7}}{2}i$$

$$\lambda = -\frac{1}{2} > 0 \Rightarrow \text{Stabilny}$$

$$\lambda = \frac{-1 \pm 3}{2}$$

$$\lambda = 1 \lor \lambda = -2$$

$$\lambda = 1 > 0 \Rightarrow \text{Niestabilny}$$

Zadanie 5.2.1

Wyznaczyć punkty równowagi układu generatora synchronicznego, który jest systemem dynamicznym opisanym następującymi równaniami

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= x_2 \\ \dot{x}_2 &= -Dx_2 - \sin x_1 + \sin \delta_0 \end{aligned}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -Dx_2 - \sin x_1 + \sin \delta_0 \\ f(x) = \begin{bmatrix} x_2 \\ -Dx_2 - \sin x_1 + \sin \delta_0 \end{bmatrix} \\ \begin{bmatrix} x_2 \\ -Dx_2 - \sin x_1 + \sin \delta_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \\ x_2 = 0 \\ -\sin x_1 + \sin \delta_0 = 0 \Rightarrow \sin \delta_0 = \sin x_1 \Rightarrow \\ \Rightarrow x_1 = \delta_0 + 2k\pi \ \lor \ x_1 = -\delta_0 + (2k+1)\pi, \ k \in \mathbb{Z} \end{cases}$$

Zadanie 5.2.2

Wyznaczyć punkty równowagi dla obwodu Chuy, który jest systemem dynamicznym opisanym następującymi równaniami:

$$C_1 \dot{x}_1(t) = -\frac{1}{R} x_1(t) + \frac{1}{R} x_2(t) - g(x_1(t))$$

$$C_2 \dot{x}_2(t) = \frac{1}{R} x_1(t) - \frac{1}{R} x_2(t) + x_3(t)$$

$$L \dot{x}_3(t) = -x_2(t) - R_0 x_3(t)$$

przy czym
$$g(v) = g_1 v + g_2 v^3$$

$$\operatorname{przy} \operatorname{czym} g(v) = g_1 v + g_2 v^3$$

$$\begin{cases} -\frac{1}{RC_1}x_1 + \frac{1}{RC_1}x_2 - \frac{g_1}{C_1}x_1 - \frac{g_2}{C_1}x_1^3 = 0\\ \frac{1}{RC_2}x_1 - \frac{1}{RC_2}x_2 + \frac{x_3}{C_2} = 0\\ -\frac{1}{L}x_2 - \frac{R_0}{L}x_3 = 0 \Rightarrow x_2 = -R_0x_3 \end{cases}$$

$$\begin{cases} g_1Rx_1 + g_2Rx_1^3 + x_1 = x_2\\ x_1 + Rx_3 = x_2\\ x_2 = -R_0x_3 \end{cases}$$

z drugiego i trzeciego:

$$x_3 = \frac{-x_1}{R + R_0}$$

 $x_3 = \frac{-x_1}{R+R_0}$ z pierwszego i drugiego:

$$g_1 R x_1 + g_2 R x_1^3 = R x_3$$

$$g_1 x_1 + g_2 x_1^3 = x_3$$

podstawiam x_3 z trzeciego:

$$g_1 x_1 + g_2 x_1^3 = \frac{-x_1}{R + R_0}$$

$$g_1x_1 + x_1^3g_2 + \frac{x_1}{R+R_0} = 0$$

podstawiali
$$x_3$$
 z lizectego: $g_1x_1 + g_2x_1^3 = \frac{-x_1}{R+R_0}$ $g_1x_1 + x_1^3g_2 + \frac{x_1}{R+R_0} = 0$ $x_1^3g_2 + x_1(g_1 + \frac{1}{R+R_0}) = 0$ podstawiam pomocnicze zmienne:

$$a = g_2, \quad b = g_1 + \frac{1}{R + R_0}$$

$$ax_1^3 + bx_1 = 0$$

$$x_1(ax^2+b)=0$$

$$a = g_2, \quad b = g_1 + \frac{1}{R + R_0}$$

$$ax_1^3 + bx_1 = 0$$

$$x_1(ax_1^2 + b) = 0$$
① $x_1 = 0 \quad \forall \quad ax_1^2 + b = 0$
② $x_1 = \sqrt{\frac{-b}{a}} \quad \forall \quad \Im x_1 = -\sqrt{\frac{-b}{a}}$
podstawiam $x_1 = 0$:
$$x_r = \begin{bmatrix} x_{1r} \\ x_{2r} \\ x_{3r} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix}$$
① $x_r = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$

$$x_r = \begin{bmatrix} x_{1r} \\ x_{2r} \\ x_{3r} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix}$$

$$2 x_r = \begin{bmatrix} \sqrt{\frac{-g_1 - \frac{1}{R+R_0}}{g_2}} \\ -R_0 \frac{-\sqrt{\frac{-g_1 - \frac{1}{R+R_0}}{g_2}}}{R+R_0} \\ \frac{-\sqrt{\frac{-g_1 - \frac{1}{R+R_0}}{g_2}}}{\frac{g_2}{R+R_0}} \end{bmatrix}$$

Zadanie 5.3.1

Dla jakich wartości parametru ϵ zerowy punkt równowagi układu zwanego oscylatorem Van der Pola będzie niestabilny $\ddot{x}(t) - \epsilon(1 - x(t)^2)\dot{x}(t) + x(t) = 0$

$$\begin{cases} x_1 = x & \begin{cases} \dot{x}_1 = \dot{x} = x_2 \\ x_2 = \dot{x} & \begin{cases} \dot{x}_2 = \ddot{x} = \epsilon(1-x(t)^2) \cdot \dot{x}(t) - x(t) = \epsilon(1-x_1^2) \cdot x_2 - x_1 \end{cases} \\ f(x) = \begin{bmatrix} x_2 \\ \epsilon(1-x_1^2) \cdot x_2 - x_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} f_1(x) \\ f_2(x) \end{bmatrix} \\ \begin{cases} x_2 = 0 \\ \epsilon(1-x_1^2) \cdot x_2 - x_1 = 0 \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} x_2 = 0 \\ x_1 = 0 \end{cases} x_r = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \\ J(x) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -2\epsilon x_1 x_2 - 1 & \epsilon(1-x_1^2) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix} \\ J(x_r) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & \epsilon \end{bmatrix} \\ Z \text{ Lapunowa:} \\ (-\lambda)(\epsilon - \lambda) + 1 = \lambda^2 - \lambda \epsilon + 1 = 0 \\ \Delta = \epsilon^2 - 4 \Rightarrow \lambda = \frac{\epsilon \pm \sqrt{\epsilon^2 - 4}}{2} \\ \text{niestabilny: Jeżeli część rzeczywista} > 0 \Rightarrow \frac{\epsilon}{2} > 0 \Rightarrow \boxed{\epsilon > 0} \\ \text{asymptotycznie stabilny:} \end{bmatrix} \text{ Hurwitz } -\epsilon > 0 \Rightarrow \boxed{\epsilon < 0} \end{cases}$$

Zadanie 5.4.1

Dla jakich wartości parametru a linearyzacja przestaje spełniać warunki twierdzenia Grobmana-Hartmana dla układu opisanego równaniami:

$$\dot{x_1}(t) = -x_2(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_1(t)$$

$$\dot{x_2}(t) = x_1(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_2(t)$$

$$\begin{array}{l} \dot{x_1}(t) = -x_2(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_1(t) = f_1(x(t)) \\ \dot{x_2}(t) = x_1(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_2(t) = f_2(x(t)) \\ f(x) = \begin{bmatrix} f_1(x) \\ f_2(x) \end{bmatrix} \\ \begin{cases} -x_2 + (a - x_1^2 - x_2^2)x_1 = 0 \\ x_1 + (a - x_1^2 - x_2^2)x_2 = 0 \end{cases} \\ \text{Zauważamy, že albo } x_1 = x_2 = 0 \text{ albo dla } x_2 \neq 0 \land x_1 \neq 0 : \\ \begin{cases} -\frac{x_2}{x_1} + (a - x_1^2 - x_2^2) = 0 \\ \frac{x_1}{x_2} + (a - x_1^2 - x_2^2) = 0 \end{cases} \Rightarrow \frac{-x_2}{x_1} = \frac{x_1}{x_2} \Rightarrow -x_2^2 = x_1^2 \Rightarrow x_1 = x_2 = 0 \text{ (sprzeczność)} \\ \text{więc } x_r = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \\ J(x) = \begin{bmatrix} a - 3x_1^2 - x_2^2 & -1 - 2x_2x_1 \\ 1 - 2x_1x_2 & a - x_1^2 - 3x_2^2 \end{bmatrix} \\ J(x_r) = \begin{bmatrix} a - 1 \\ 1 & a \end{bmatrix} \\ \text{z tw. Grobmana-Hartmana:} \\ \det(j\omega I - J(x_r)) \neq 0, \quad \omega \in \mathbb{R} \\ (j\omega - a)^2 + 1 = 0 \\ (j\omega - a)^2 + 1 = 0 \\ j\omega - a = \pm j \Rightarrow \boxed{a = 0} \end{cases} \qquad \begin{cases} a - \lambda - 1 \\ 1 & a - \lambda \\ (a - \lambda)^2 + 1 = 0 \\ \lambda^2 - 2a\lambda + \lambda^2 + 1 = 0 \\ \lambda^2 - 2a\lambda + a^2 + 1 = 0 \\ \lambda^2 - 2a\lambda + a^2 + 1 = 0 \\ \lambda^2 - 2a\lambda + a^2 + 1 = 0 \\ \lambda^2 - 2a\lambda + a^2 - 4 \\ \sqrt{\Delta} = 2i \\ \lambda = \frac{2a \pm 2i}{2} = a \pm i \\ \text{dla } a = 0 \text{ wartości własne są na osi urojonej} \end{cases}$$

Zadanie 5.5.1

Dla jakich wartości parametru a zerowy punkt równowagi układu opisanego równaniami

$$\dot{x_1}(t) = x_2(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_1(t)$$

$$\dot{x}_2(t) = x_1(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_2(t)$$

będzie niestabilny.

$$\begin{split} x_r &= \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \end{array} \right] \\ J(x) &= \left[\begin{array}{ccc} a - 3x_1^2 - x_2^2 & 1 - 2x_2x_1 \\ 1 - 2x_1x_2 & a - x_1^2 - 3x_2^2 \end{array} \right] \\ J(x_r) &= \left[\begin{array}{ccc} a & 1 \\ 1 & a \end{array} \right] \\ \left| \begin{array}{ccc} a - \lambda & 1 \\ 1 & a - \lambda \end{array} \right| = 0 \\ (a - \lambda)^2 - 1 &= 0 \\ (a - \lambda)^2 - 1 &= 0 \\ (a - \lambda - 1)(a - \lambda + 1) &= 0 \\ \lambda &= a - 1 & \forall \quad \lambda = a + 1 \\ \text{niestabilny, gdy } Re(\lambda) &> 0 \\ a - 1 &> 0 & a + 1 > 0 \\ a &> 1 & a > -1 \\ (a > 1 & \forall \quad a > -1) &= a > -1 \\ (a > 1 & \forall \quad a > -1) &= a > -1 \\ \end{split}$$

Alternatywnie: Bez podanego punktu równowagi

$$\dot{x_1}(t) = x_2(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_1(t) = f_1(x(t))$$

$$\dot{x_2}(t) = x_1(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_2(t) = f_2(x(t))$$

$$f(x) = \begin{bmatrix} f_1(x) \\ f_2(x) \end{bmatrix}$$

$$\int x_2 + (a - x_1^2 - x_2^2)x_1 = 0$$

$$\begin{cases} x_2 + (a - x_1^2 - x_2^2)x_1 = 0 \\ x_1 + (a - x_1^2 - x_2^2)x_2 = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \frac{x_2}{x_1} + (a - x_1^2 - x_2^2) = 0\\ \frac{x_1}{x_2} + (a - x_1^2 - x_2^2) = 0 \end{cases} \Rightarrow \frac{x_2}{x_1} = \frac{x_1}{x_2} \Rightarrow \begin{cases} x_2^2 = x_1^2\\ x_1 = x_2 \lor x_1 = -x_2 \end{cases}$$

$$J(x) = \begin{bmatrix} x_r & x_r & -\kappa \\ a - 3x_1^2 - x_2^2 & 1 - 2x_2x_1 \\ 1 - 2x_1x_2 & a - x_1^2 - 3x_2^2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{cases} x_2 + (a - x_1^2 - x_2^2)x_1 = 0 \\ x_1 + (a - x_1^2 - x_2^2)x_2 = 0 \end{cases}$$
Zauważamy, że albo $x_1 = x_2 = 0$ albo dla $x_1 \neq 0 \land x_2 \neq 0$:
$$\begin{cases} \frac{x_2}{x_1} + (a - x_1^2 - x_2^2) = 0 \\ \frac{x_1}{x_2} + (a - x_1^2 - x_2^2) = 0 \end{cases} \Rightarrow \frac{x_2}{x_1} = \frac{x_1}{x_2} \Rightarrow x_1 = x_2 \lor x_1 = -x_2 \end{cases}$$

$$\text{wiec } \frac{1}{x_2} = \begin{bmatrix} k \\ k \end{bmatrix} \lor \frac{2}{x_r} = \begin{bmatrix} k \\ -k \end{bmatrix}, \quad k \in \mathbb{R}$$

$$J(x) = \begin{bmatrix} a - 3x_1^2 - x_2^2 & 1 - 2x_2x_1 \\ 1 - 2x_1x_2 & a - x_1^2 - 3x_2^2 \end{bmatrix}$$

$$J(\frac{1}{x_r}) = \begin{bmatrix} a - 4k^2 & 1 - 2k^2 \\ 1 - 2k^2 & a - 4k^2 \end{bmatrix} \qquad \forall \quad J(\frac{2}{x_r}) = \begin{bmatrix} a - 4k^2 & 1 + 2k^2 \\ 1 + 2k^2 & a - 4k^2 \end{bmatrix}$$

$$(a - 4k^2 - \lambda)^2 - (1 - 2k^2)^2 = 0 \qquad \forall \quad (a - 4k^2 - \lambda)^2 - (1 + 2k^2)^2 = 0$$

$$(a - 4k^2 - \lambda - 1 + 2k^2)(a - 4k^2 - \lambda + 1 - 2k^2) = 0 \quad \forall \quad (a - 4k^2 - \lambda - 1 - 2k^2)(a - 4k^2 - \lambda + 1 + 2k^2) = 0$$

$$\lambda = a - 1 - 2k^2 \lor \lambda = a + 1 - 6k^2 \qquad \forall \quad \lambda = a - 1 - 6k^2 \lor \lambda = a + 1 - 2k^2 \end{cases}$$

niestebilny:

$$Re\lambda > 0$$

$$a - 1 - 2k^{2} > 0 \lor a + 1 - 6k^{2} > 0$$

$$(1) \qquad (2)$$

$$a > 1 + 2k^{2} \quad a > 6k^{2} - 1$$

$$\begin{array}{ccc} a-1-6k^2 > 0 \lor a+1-2k^2 > 0 \\ & \textcircled{3} & \textcircled{4} \\ a > 1+6k^2 & a > 2k^2-1 \end{array}$$

odp. niestabilny dla
$$a > 1 \lor a > 2 \lor a > 3 \lor a > 4$$

Zadanie 5.5.2

Dla jakich wartości parametru \boldsymbol{a} zerowy punkt równowagi układu opisanego równaniami

$$\dot{x}_1(t) = -x_2(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_1(t)$$

$$\dot{x_2}(t) = x_1(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_2(t)$$

będzie niestabilny.

$$\begin{split} x_r &= \left[\begin{array}{c} 0 \\ 0 \end{array} \right] \\ J(x) &= \left[\begin{array}{ccc} a - 3x_1^2 - x_2^2 & -1 - 2x_2x_1 \\ 1 - 2x_1x_2 & a - x_1^2 - 3x_2^2 \end{array} \right] \\ J(x_r) &= \left[\begin{array}{ccc} a & -1 \\ 1 & a \end{array} \right] \\ \left| \begin{array}{ccc} a - \lambda & -1 \\ 1 & a - \lambda \end{array} \right| &= 0 \\ \lambda^2 - 2a\lambda + a^2 + 1 &= 0 \\ \lambda^2 - 2a\lambda + a^2 + 1 &= 0 \\ \lambda &= -4 \\ \lambda &= \frac{2a \pm 2i}{2} = a \pm i \\ \text{niestabilny, gdy } Re(\lambda) &> 0 \\ \hline \left[a > 0 \right] \end{split}$$

Zadanie 5.6.1

Dla jakich wartości parametru a zerowy punkt równowagi układu opisanego równaniami

$$\dot{x_1}(t) = -x_2(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_1(t)$$

$$\dot{x_2}(t) = x_1(t) + (a - x_1(t)^2 - x_2(t)^2)x_2(t)$$

będzie asymptotycznie stabilny.

$$x_r = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$J(x) = \begin{bmatrix} a - 3x_1^2 - x_2^2 & -1 - 2x_2x_1 \\ 1 - 2x_1x_2 & a - x_1^2 - 3x_2^2 \end{bmatrix}$$

$$J(x_r) = \begin{bmatrix} a & -1 \\ 1 & a \end{bmatrix}$$

$$\begin{vmatrix} a - \lambda & -1 \\ 1 & a - \lambda \end{vmatrix} = 0$$

$$\lambda^2 - 2a\lambda + a^2 + 1 = 0$$
Macierz Hurwitz'a

Macierz Hurwitz'a

Wielomian charakterystyczny: $a_0\lambda^n + a_1\lambda^{n-1} + a_{n-1}\lambda + a_n$

$$\begin{bmatrix} a_1 & a_3 & a_5 & a_7 & \cdots & 0 \\ a_0 & a_2 & a_4 & a_6 & \cdots & 0 \\ 0 & a_1 & a_3 & a_5 & \cdots & 0 \\ 0 & a_0 & a_2 & a_4 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & a_1 & a_3 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & \cdots & a_n \end{bmatrix}$$

$$\left[\begin{array}{cc} -2a & 0\\ 1 & a^2+1 \end{array}\right]$$

Kryterium Hurwitz'a

Jeśli wszystkie minory wiodące są większe od zera, to jest asymptotycznie stabilny.

$$-2a > 0 \Rightarrow a < 0$$
$$-2a(a^2 + 1) > 0 \Rightarrow \boxed{a < 0}$$

Autorzy:

Skład:

Jacek Pietras Grzegorz Tokarz

Rozwiązania:

Magdalena Warzesia Ania Szarawara irytek102 Gniewomir Jacek Pietras Grzegorz Tokarz

Komentarze: