

1.

a) Laplace ger:

$$s^3 Y(s) + 2s^2 Y(s) + 2s Y(s) + Y(s) = 2s U(s) + U(s)$$

$$\Rightarrow Y(s) (s^3 + 2s^2 + 2s + 1) = (2s + 1) U(s)$$

$$\text{Svar: } Y(s) = \frac{(2s + 1)}{(s^3 + 2s^2 + 2s + 1)} U(s)$$

b) Undersöker <sup>karaktäristiskt polynom.</sup>  
rötter + u

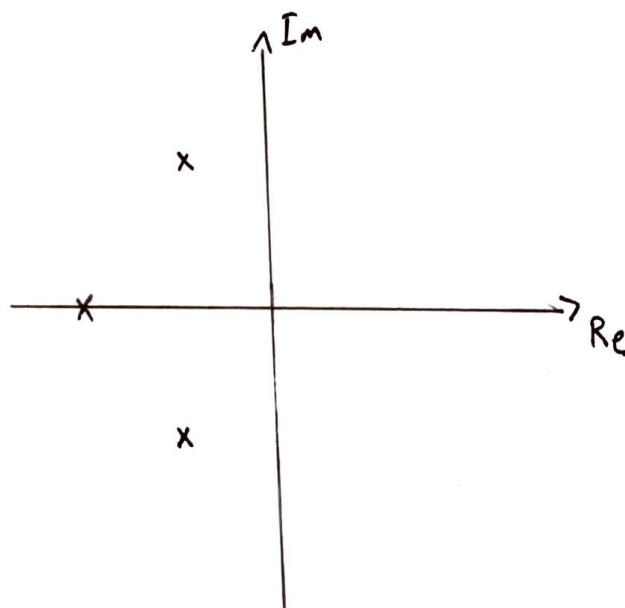
$$s^3 + 2s^2 + 2s + 1 = 0$$

Faktorn  $(s+1)$  given:

$$(s+1)(s^2 + s + 1) = 0$$

Lösning av ekvationen ger rötter (nollställan) i:

$$-1 \text{ och } -0,5 \pm 0,87i$$



c)

Eftersom alla poler är i vänster halvplan (se figur i förra deluppgiften) så är systemet asymptotiskt stabilt.

d) Eftersom systemet är asymptotiskt stabilt kan vi använda slutvärdes teoremet.

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sG(s) \frac{1}{s}$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} sG(s) \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{(2s+1)}{(s^3+2s^2+2s+1)} = \frac{1}{1}$$

Svar: Stegsvaret är 1

2.

$$\boxed{a)} \quad \begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -x_1 & -x_1 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} u$$

$$y = (1 \ 0) x$$

b)

$$\dot{x}_1 = \dot{x}_2 = 0 \quad (\text{stationärt})$$

$$\dot{x}_1 = x_2 = 0$$

$$\dot{x}_2 = -x_1^2 - x_1 x_2 + u = -x_1^2 + u$$

$$\Rightarrow x_1^2 = u \Rightarrow \text{oändligt många stationära punkter}$$

$$(x_1^0, x_2^0, u^0) = (\alpha^2, 0, \alpha), \quad \alpha > 0$$

 $\boxed{c)}$ 

$$x_1^0 = 1 \quad \text{ger stationär punkt } (1, 0, 1)$$

ansätter

$$f_1(x_1, x_2, u) = x_2$$

$$f_2(x_1, x_2, u) = -x_1^2 - x_1 x_2 + u$$

$$g(x_1, x_2, u) = x_1$$

2c)

4/12  
Emil Gedenryd

Beräknar partiella derivator

$$\frac{\partial f_1}{\partial x_1} = 0 \quad \frac{\partial f_1}{\partial x_2} = 1 \quad \frac{\partial f_1}{\partial u} = 0$$

$$\frac{\partial f_2}{\partial x_1} = -2x_1 - x_2 \quad \frac{\partial f_2}{\partial x_2} = -x_1 \quad \frac{\partial f_2}{\partial u} = 1$$

$$\frac{\partial g}{\partial x_1} = 1 \quad \frac{\partial g}{\partial x_2} = 0 \quad \frac{\partial g}{\partial u} = 0$$

Sätter in stationär punkt vilket gör att följande förändringar sker:

$$\frac{\partial f_2}{\partial x_1} = -2 \quad \& \quad \frac{\partial f_2}{\partial x_2} = -1$$

Systemet kan skrivas som:

$$\begin{pmatrix} \Delta x_1 \\ \Delta x_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -2 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \Delta x_1 \\ \Delta x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} \Delta u$$

$$\Delta y = (1 \ 0) \begin{pmatrix} \Delta x_1 \\ \Delta x_2 \end{pmatrix}$$

a.

Bobbys system undersöks  
med observerbarhets- och styrbarhetsmatriserna.

Obs:

$$W_o = \begin{pmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{pmatrix}$$

$$C = (1 \ 0)$$

$$A = \begin{pmatrix} -2 & 0 \\ 3 & -1 \end{pmatrix} \Rightarrow W_o = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ -2 & 0 \end{pmatrix}$$

$\det(W_o) = 0$  innebär att systemet ej  
är observerbart.

Styr:

$$W_s = (B \ AB \ \dots \ A^{n-1}B)$$

$$A = \begin{pmatrix} -2 & 0 \\ 3 & -1 \end{pmatrix} \quad B = \begin{pmatrix} 3 \\ 1 \end{pmatrix}$$

$$W_s = \begin{pmatrix} 3 & -6 \\ 1 & 6 \end{pmatrix}$$

$\det(W_s) \neq 0 \Rightarrow$  systemet är styrbart.

3 b) Bobby har rätt;

Annas tillståndsbeskrivning gäller  
ett första ordningens system,  
medan Bobbys beskriver ett  
andra ordningens system.

Först är det tydligt att

A och D motsvarar någon av 1 och 2  
samt att B och C  $\sim$  3 och 4.

Detta på grund av att 3 och 4  
har imaginärdelar, vilket förklarar

översvängningen och den långsammare starten  
(andra ordningen).

Av 1 och 2 kommer 2 vara snabbast  
eftersom polen är längre ifrån origo,  
vilket motsvarar ett lägre  $T$ .

Av 3 och 4 kommer 4 ha mest oscillering  
eftersom dämpningen är mindre.

$$\zeta = \cos \varphi$$

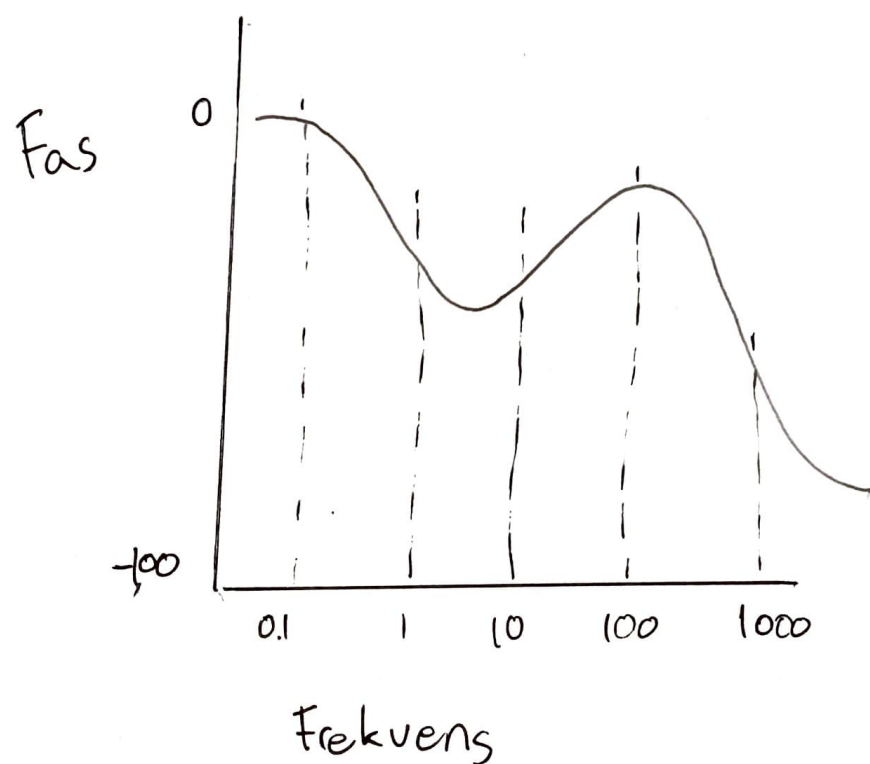
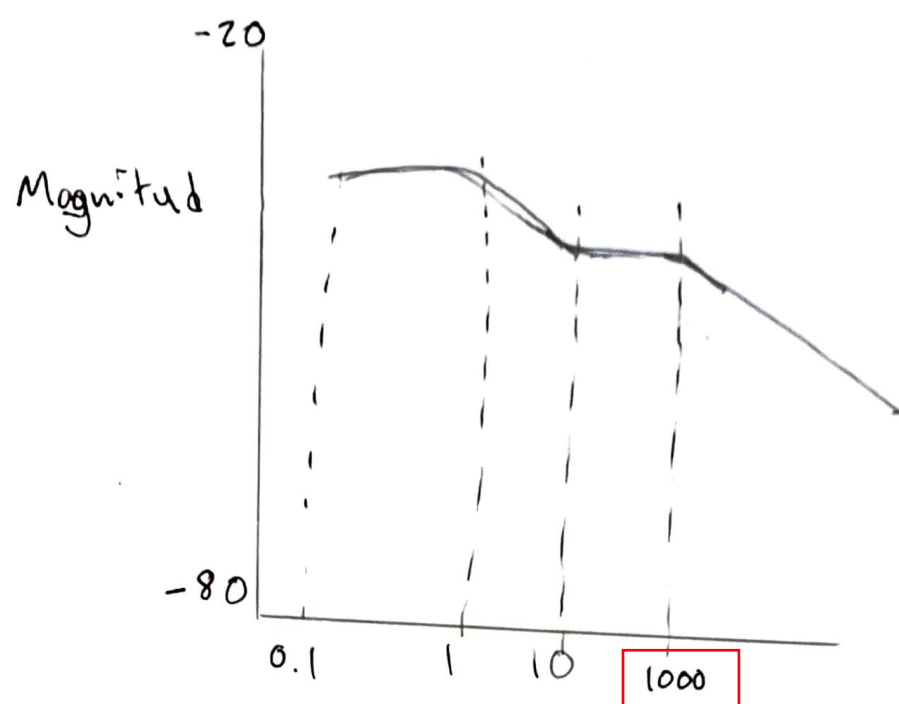
Svar: 1: D      2: A

3: C      4: B

5

8/12

Emil Gredeng



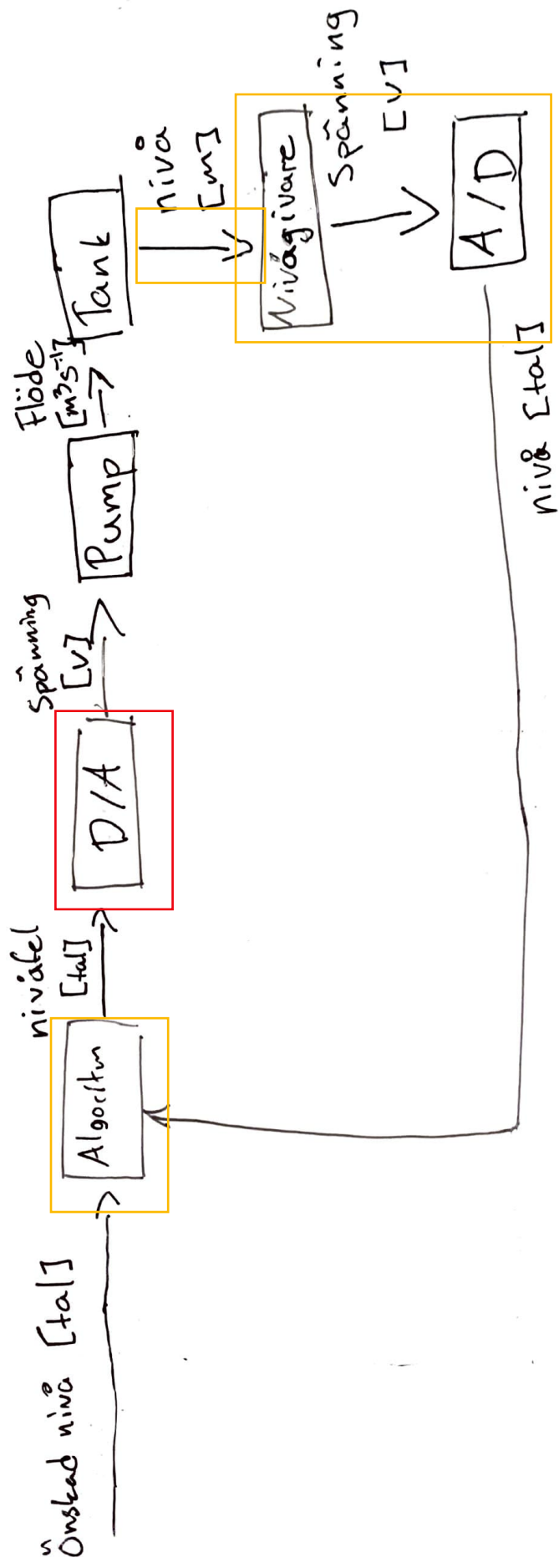
Bode diagram för  $G(s) = \frac{2(s+10)}{(s+500)(s+1)}$



6

a / 12  
Emil Gedenryd

a) Block schema system.



6

b)

10/12

Emil Grebenýd

$$Y(s) = \frac{G_P(s) G_R(s)}{1 + G_P(s) G_R(s)} R(s)$$

$$= \frac{\frac{\rho\tau}{\tau s+1} \cdot \frac{1}{(s+1)^2} e^{-2s}}{1 + \frac{\rho\tau}{\tau s+1} \cdot \frac{1}{(s+1)^2} e^{-2s}} R(s)$$

$$= \frac{\frac{1}{10s+1} \cdot \frac{1}{(s+1)^2} e^{-2s}}{1 + \frac{1}{10s+1} \cdot \frac{1}{(s+1)^2} e^{-2s}} R(s)$$

c)

7.

a)

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

$$u = -Lx + l_r r$$

Insättning av  $u$ 

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax - BLx + Bl_r r \\ y = Cx \end{cases}$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \dot{x} = (A - BL)x + Bl_r r \\ y = Cx \end{cases}$$

Karaktäristiska polynomet ges av

$$\det(sI - (A - BL))$$

$$= \det \begin{pmatrix} 5s + 1 & 0 \\ 0 & 2s + 5 \end{pmatrix} = (5s + 1)(2s + 5)$$

Eftersom vi vill ha poler i  $-5$   
sätts  $l_1 = 1$  och  $l_2 = 2,5$

Svar!  $L = \begin{pmatrix} 1 \\ 2,5 \end{pmatrix}$

7.6) Eftersom vi vill att hastigheten ska vara 4 ggr så stor så sätter vi poler i  $-20$

Karaktäristiska polynomet ges av:

$$\begin{aligned} & \det(sI - A + KC) \\ &= \det \begin{pmatrix} s+5-2k_1 & 0 \\ 0 & s+2-k_2 \end{pmatrix} \\ &= (s+5-2k_1)(s+2-k_2) \end{aligned}$$

Eftersom vi vill ha poler i  $-20$  sätter vi  $k_1 = -7,5$  och  $k_2 = -18$

$$\text{Svar: } K = \begin{pmatrix} -7,5 \\ -18 \end{pmatrix}$$