

SCHRIFTLICHE PRÜFUNG zur
VU Automatisierung
am 21.09.2022

Arbeitszeit: 150 min

Name:

Vorname(n):

Matrikelnummer:

Note:

Aufgabe	1	2	3	4	Bonus	Σ
erreichbare Punkte	9	11	10	10	5	40 + (5)
erreichte Punkte						

Bitte ...

- ... tragen Sie Name, Vorname und Matrikelnummer auf dem Deckblatt ein,
- ... rechnen Sie die Aufgaben auf separaten Blättern, **nicht** auf dem Angabeblatt,
- ... beginnen Sie für eine neue Aufgabe immer auch eine neue Seite,
- ... geben Sie auf jedem Blatt den Namen sowie die Matrikelnummer an und
- ... begründen Sie Ihre Antworten ausführlich.

Viel Erfolg!

1. Die Aufgaben a), b) und c) können unabhängig voneinander gelöst werden.

9 P.

a) Gegeben ist das System

3.5 P.

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 1 & -3 \\ -3 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} u, \quad \mathbf{x}(0) = \mathbf{x}_0 \quad (1a)$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} \quad (1b)$$

- i. Bestimmen Sie die s -Übertragungsfunktion des Systems (1). 1 P.
- ii. Berechnen Sie die z -Übertragungsfunktion des Abtastsystems von System (1) mit der Abtastzeit $T_a = \pi$. 2.5 P.

b) Die q -Übertragungsfunktion eines offenen Regelkreises ist gegeben durch

3 P.

$$L^\#(q) = \frac{q - 2}{q^2 + 2q + 1} \quad (2)$$

- i. Bestimmen Sie die q -Übertragungsfunktion des geschlossenen Regelkreises. 0.5 P.
- ii. Bestimmen Sie mittels der Überprüfung auf ein Hurwitzpolynom, ob der geschlossene Regelkreis BIBO-stabil ist. 1 P.
- iii. Die Nyquist-Ortskurve des offenen Regelkreises (2) ist gegeben in Abb. 2. Beurteilen Sie die Stabilität des geschlossenen Kreises grafisch mit Hilfe des Nyquist-Kriteriums. Skizzieren Sie dazu grob die Nyquist-Ortskurve auf einem Blatt Papier und zeichnen Sie die Punkte $\Omega = \pm 0$, $\Omega = \pm\infty$ sowie den Durchlaufsinne deutlich sichtbar ein! 1.5 P.

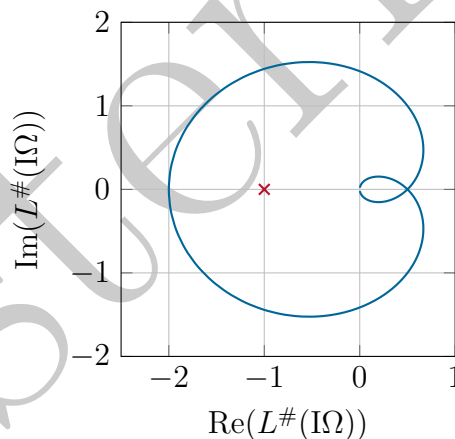


Abbildung 1: Nyquist-Ortskurve des offenen Regelkreises (2).

c) Gegeben ist das zeitdiskrete System

2.5 P.

$$\mathbf{x}_{k+1} = \begin{bmatrix} 1 & 2 \\ 3 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} u_k, \quad \mathbf{x}(0) = \mathbf{x}_0 \quad (3a)$$

$$\mathbf{y}_k = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}_k \quad (3b)$$

- i. Welche Voraussetzung muss ein System erfüllen, damit ein vollständiger Luenberger Beobachter entworfen werden kann. Prüfen Sie, ob das System (3) diese Eigenschaft erfüllt. 0.5 P.
- ii. Entwerfen Sie für das System (3) einen Dead-Beat Beobachter. 2 P.

Lösung:

- a) i. $G(s) = \mathbf{c}^T (s\mathbf{E} - \mathbf{A})^{-1} \mathbf{b} + d = \frac{s-1}{s^2-2s-8}$
 ii.

$$G(z) = \frac{z-1}{z} \mathbf{Z} \left(\frac{G(s)}{s} \right)$$

$$G(z) = \frac{1}{8} - \frac{1}{4} \frac{z-1}{z-e^{-2\pi}} + \frac{1}{8} \frac{z-1}{z-e^{4\pi}}$$

b) i. $T_{r,y}^\#(q) = \frac{q-2}{q^2+3q-1}$

ii. $z_L(q) + n_L(q)$ ist kein Hurwitzpolynom, weil $q_{1,2} = -\frac{3}{2} \pm \sqrt{\frac{13}{4}}$

iii. Bedingung:

$$\Delta \arg(1 + L^\#(\mathbb{I}\Omega)) = (\max(\text{grad}(z_L), \text{grad}(n_L)) - N_-(n_L) + N_+(n_L))\pi = 0$$

Grafisch:

$$\Delta \arg(1 + L^\#(\mathbb{I}\Omega)) = -2\pi$$

→ geschlossener Kreis ist nicht BIBO-stabil

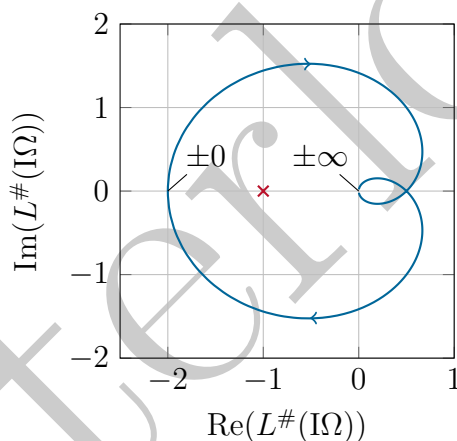


Abbildung 2: Nyquist-Ortskurve des offenen Regelkreises (2).

- c) i. $\mathcal{O} = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 4 & 3 \end{bmatrix}$ Da die Beobachtbarkeitsmatrix \mathcal{O} vollen Rang hat ist das System vollständig beobachtbar, wodurch die Eigenwerte der Fehlerdynamikmatrix beliebig platziert werden können.
- ii. $\hat{\mathbf{v}}_1 = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix}$, $\hat{\mathbf{k}} = \begin{bmatrix} -3 \\ 1 \end{bmatrix}$

2. Die Aufgaben a) und b) können unabhängig voneinander gelöst werden. 11 P. |

a) Gegeben ist das autonome lineare dynamische System 5 P. |

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & -5 \\ 1 & -2 \end{bmatrix} \mathbf{x}, \quad \mathbf{x}(0) = \mathbf{x}_0 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} \quad . \quad (4)$$

Bestimmen Sie die Lösungstrajektorie $\mathbf{x}(t)$. Gehen Sie dabei wie folgt vor:

- i. Bestimmen Sie die Eigenwerte der Dynamikmatrix \mathbf{A} . 1 P. |
- ii. Ist das System (4) global asymptotisch stabil? Begründen Sie Ihre Antwort. 0.5 P. |
- iii. Bestimmen Sie eine reguläre Zustandstransformation der Form $\mathbf{x}(t) = \mathbf{V}\mathbf{z}(t)$ und geben Sie die transformierte Dynamikmatrix $\tilde{\mathbf{A}}$ in Jordanscher Normalform an. 1.5 P. |
- iv. Bestimmen Sie die transformierte Transitionsmatrix $\tilde{\Phi}$ und die Transitionsmatrix Φ des ursprünglichen Systems (4). 1.5 P. |
- v. Bestimmen Sie die Lösung des ursprünglichen Systems $\mathbf{x}(t)$ von (4). 0.5 P. |

Hinweis: Vereinfachen Sie Ihre Lösung so weit wie möglich.

b) Gegeben ist die s -Übertragungsfunktion 6 P. |

$$G(s) = 200 \frac{1 - s/100}{s^2 + 2s + 100} \quad . \quad (5)$$

- i. Untersuchen Sie die s -Übertragungsfunktion (5) auf folgende Eigenschaften, geben Sie diese an und begründen Sie Ihre Antwort: 2 P. |
 - A. BIBO-Stabilität
 - B. Phasenminimalität
 - C. Sprungfähigkeit
 - D. Realisierbarkeit
- ii. Skizzieren Sie das Bode-Diagramm der s -Übertragungsfunktion (5) auf dem beiliegenden Blatt. Berechnen Sie den Betrag und die Phase bei $\omega = 10 \text{ rad s}^{-1}$ und verwenden Sie die Werte in der Skizze. **Hinweis:** Vereinfachen Sie Ihre Lösung so weit wie möglich und approximieren Sie die Ergebnisse der Funktionen (z.B. Wurzel, arctan). 3 P. |
- iii. Geben Sie die eingeschwingene Lösung des Systems (5) für 1 P. |

$$u(t) = 5(1 + e^{-3t}) + 2 \sin(10t + 10^\circ) \quad (6)$$

an.

Lösung:

a) i. $\det(\mathbf{A} - \lambda\mathbf{E}) = \lambda^2 + 2\lambda + 5, \quad \lambda_{1,2} = -1 \pm \text{I}2$

ii. *Global asymptotisch stabil: Ja, weil $\text{Re}(\lambda_{1,2}) < 0$*

iii. $\mathbf{V} = [\text{Re}(\mathbf{v}_1) \quad \text{Im}(\mathbf{v}_1)] = \begin{bmatrix} 1 & 2 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{V}^{-1} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1/2 & -1/2 \end{bmatrix}$

$$\tilde{\mathbf{A}} = \mathbf{V}^{-1}\mathbf{A}\mathbf{V} = \begin{bmatrix} -1 & 2 \\ -2 & -1 \end{bmatrix}$$

iv. $\tilde{\Phi} = \exp(\tilde{\mathbf{A}}t) = e^{-t} \begin{bmatrix} \cos(2t) & \sin(2t) \\ -\sin(2t) & \cos(2t) \end{bmatrix}$

$$\Phi = \mathbf{V}\tilde{\Phi}\mathbf{V}^{-1} = e^{-t} \begin{bmatrix} \cos(2t) + 1/2 \sin(2t) & -5/2 \sin(2t) \\ 1/2 \sin(2t) & \cos(2t) - 1/2 \sin(2t) \end{bmatrix}$$

v. $\mathbf{x}(t) = \Phi\mathbf{x}_0 = e^{-t} \begin{bmatrix} \cos(2t) + 1/2 \sin(2t) \\ 1/2 \sin(2t) \end{bmatrix}$

b) i. A. *BIBO-stabil: Ja, weil Polstellen $\text{Re}(s_i) < 0$*

B. *Phasenminimal: Nein, weil Nullstelle $\text{Re}(s_i) > 0$*

C. *Sprungfähig: Nein, weil $\lim_{s \rightarrow \infty} G(s) = 0$*

D. *Realisierbar: Ja, weil $\lim_{s \rightarrow \infty} |G(s)| < \infty$*

ii.

$$G(s) = 2 \frac{1 - s/100}{(s/10)^2 + 0.2(s/10) + 1},$$

$$G(\text{I}10) = -1 - \text{I}10,$$

$$|G(\text{I}10)| = \sqrt{(10)^2 + 1} \approx 10,$$

$$\arg(G(\text{I}10)) = \arctan(10) + \pi \approx -90^\circ$$

iii.

$$y(t) = 5 \left(\lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{s} G(s) \right) + 2|G(\text{I}10)| \sin(10t + 10^\circ + \arg(G(\text{I}10)))$$

$$y(t) \approx 10 + 20 \sin(10t - 80^\circ)$$

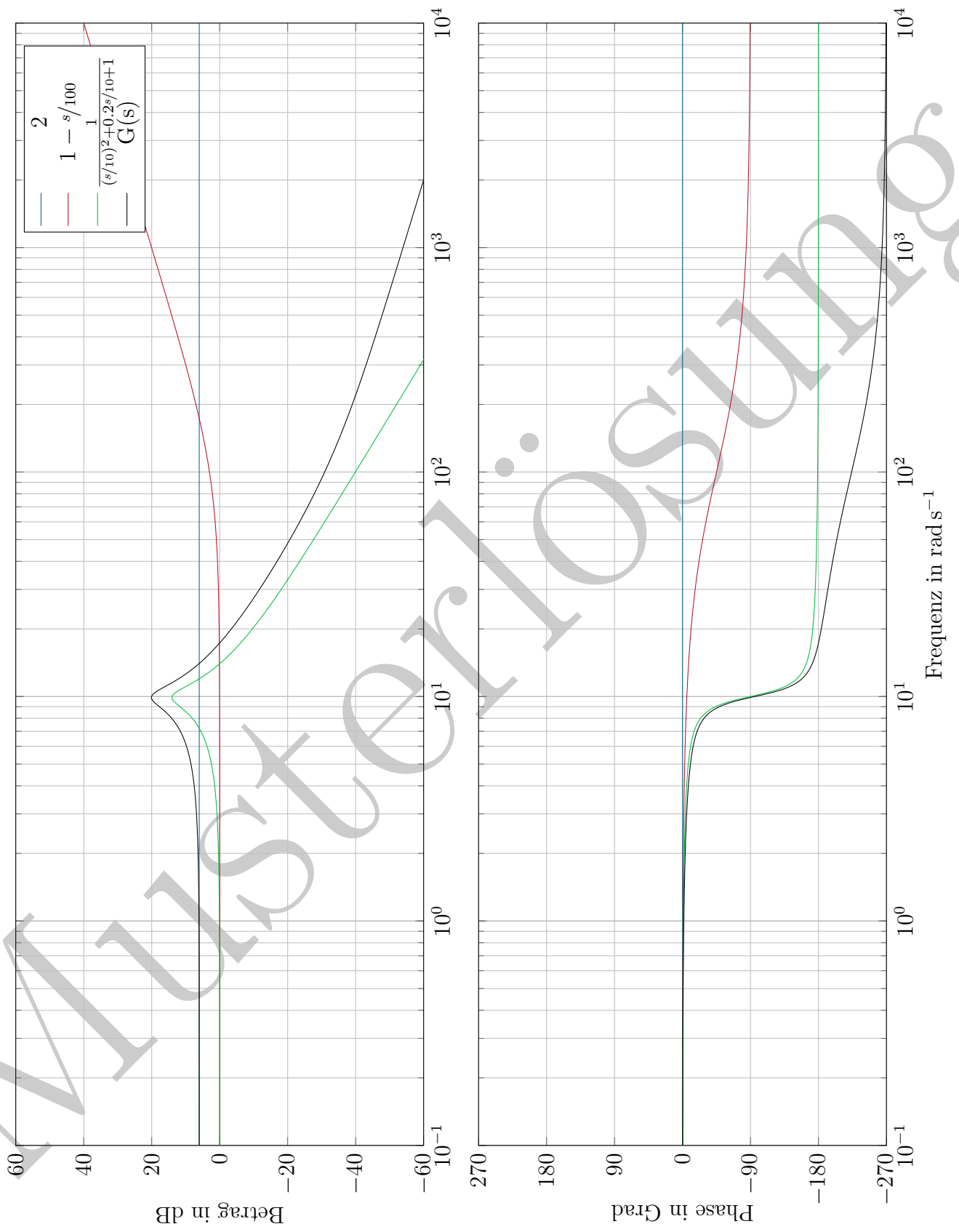


Abbildung 3: Bode-Diagramm zu Aufgabe 2b

3. Die Aufgaben a), b), c) und d) können unabhängig voneinander gelöst werden. **10 P.**

a) Geben Sie an, ob die folgenden Aussagen wahr oder falsch sind. Begründen Sie Ihre Antworten kurz. **3 P.**

- i. Totzeitglieder haben auf die Stabilität von Regelkreisen keine Auswirkung. **0.5 P.**
- ii. Nichtminimalphasige Systeme sind immer instabil. **0.5 P.**
- iii. Ein System heißt sprunghfähig, wenn es einer sprunghförmigen EingangsgröÙe mit einer sprunghförmigen AusgangsgröÙe folgt. **0.5 P.**
- iv. Bei geeigneter Wahl der Regelparameter kann jede beliebige Strecke durch einen PID-Regler stabilisiert werden. **0.5 P.**
- v. Die Lage der Nullstellen der Übertragungsfunktion eines linearen zeitinvarianten Systems ist unabhängig vom Ausgangsvektor \mathbf{c}^T und Eingangsvektor \mathbf{b} . **0.5 P.**
- vi. Man nennt einen Regelkreis intern stabil, wenn sämtliche Übertragungsfunktionen im geschlossenen Kreis BIBO-stabil sind. **0.5 P.**

b) Gegeben ist das Blockschaltbild eines linearen zeitinvarianten Systems in Abb. 4. Berechnen Sie die Übertragungsfunktion $G(s) = \frac{\hat{y}_1(s)}{\hat{r}_2(s)}$. **2 P.**

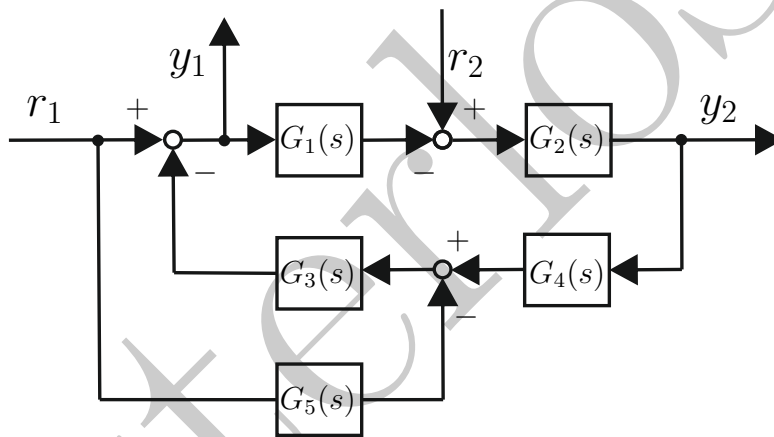


Abbildung 4: Blockschaltbild

c) Von einem System 1. Ordnung sind folgende Daten bekannt: **3 P.**

Eingangsfunktion	Anfangsbedingung	entstehende Ausgangsfunktion (für $t \geq 0$)
$u(t) = 0$	$x_0 = 1$	$y(t) = 2e^{-t}$
$u(t) = \sigma(t)$	$x_0 = 0$	$y(t) = 1 - e^{-t}$

Geben Sie das System in Zustandsdarstellung an.

d) Geben Sie alle möglichen Ruhelagen des Systems **2 P.**

$$\dot{x}_1 = -(x_1 - x_2)(1 - x_1 - x_2) \quad (7a)$$

$$\dot{x}_2 = x_1(2 + x_2) \quad (7b)$$

an.

Lösung:

- a) *i. falsch*
- ii. falsch*
- iii. wahr*
- iv. falsch*
- v. falsch*
- vi. wahr*

b)

$$G(s) = \frac{-G_2 G_3 G_4}{1 - G_1 G_2 G_3 G_4} \quad (8)$$

c)

$$\dot{x}(t) = -x(t) + \frac{1}{2}u(t) \quad (9)$$

$$y(t) = 2x(t) \quad (10)$$

d)

$$x_R = \begin{bmatrix} x_{1R} \\ x_{2R} \end{bmatrix} = \left\{ \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} -2 \\ -2 \end{bmatrix}, \begin{bmatrix} 3 \\ -2 \end{bmatrix} \right\} \quad (11)$$

4. Die Aufgaben a), b) und c) können unabhängig voneinander gelöst werden. 10 P. |

- a) Für eine zu regelnde Strecke mit der Übertragungsfunktion $G(s)$ verlangt die Spezifikation an den geschlossenen Kreis eine Anstiegszeit von $t_r = 0.3$ s. Zusätzlich resultiert aus den Anforderungen eine notwendige Phasenhebung von 45° und eine Betragsabsenkung von 20 dB im offenen Regelkreis bei der gewünschten Durchtrittsfrequenz. Zur Erfüllung der Anforderungen soll ein Regler der Form 3 P. |

$$R(s) = \frac{V_R s}{1 + sT_R} \quad (12)$$

eingesetzt werden. Berechnen Sie die Größen V_R und T_R .

- b) Betrachten Sie den dargestellten Regelkreis in Abb. 5. **Hinweis:** Die Unterpunkte i), ii) und iii) können unabhängig voneinander gelöst werden. 5 P. |

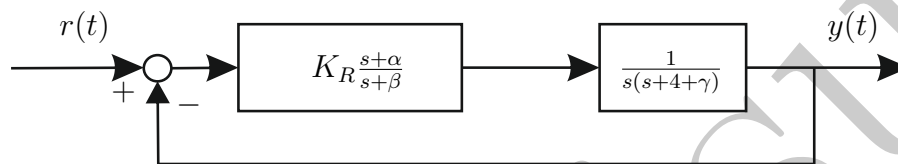


Abbildung 5: Regelkreis

- i. Für $\gamma = 0$, berechnen Sie die Parameter α , β sowie den Verstärkungsfaktor K_R unter der Bedingung, dass das System im geschlossenen Regelkreis ein P-T₂ Verhalten mit einem Verstärkungsfaktor $V = 1$, dem Dämpfungsgrad $\zeta = 0.6$ und der Zeitkonstante $T = \frac{1}{6}$ s besitzt. 2 P. |
- ii. Für $\alpha = \beta$ und $\gamma = 0$, geben Sie K_R so an, dass sich bei der Führungsgröße $r(t) = 2 \cdot 10^{-3} t$ eine bleibende Regelabweichung von $e(\infty) = 0.001$ einstellt. 2 P. |
- iii. Für $\alpha = \beta$, wie groß sollen K_R und γ sein, damit der Regelkreis ein ungedämpftes P-T₂ Verhalten aufweist? 1 P. |
- c) Gegeben ist das nichtlineare System eines Synchrongenerators in der Zustandsdarstellung: 2 P. |

$$\dot{x}_1 = x_2 \quad (13a)$$

$$\dot{x}_2 = b_1 - a_1 x_2 - a_2 x_3 \sin(x_1) - \frac{b_2}{2} \sin(2x_1) \quad (13b)$$

$$\dot{x}_3 = -c_1 x_3 + c_2 \cos(x_1) + u \quad (13c)$$

$$y = x_1 \quad (13d)$$

Linearisieren Sie das System um die allgemeine Ruhelage $\mathbf{x}_R = [x_{1R} \ x_{2R} \ x_{3R}]^T$ für $u = u_R$. Geben Sie das linearisierte System in der Zustandsdarstellung

$$\Delta \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A} \Delta \mathbf{x} + \mathbf{b} \Delta u \quad (14a)$$

$$\Delta y = \mathbf{c}^T \Delta \mathbf{x} + d \Delta u \quad (14b)$$

an. Die Parameter a_1 , a_2 , b_1 , b_2 , c_1 und c_2 sind konstant. **Hinweis:** Die Ruhelagen müssen nicht berechnet werden.

Lösung:

a) $T_R = \frac{1}{5}, V_R = \frac{\sqrt{2}}{50}$

b) i. $\alpha = 4, \beta = 7.2, K_R = 36$

ii. $K_R = 8$

iii. $\gamma = -4, K_R > 0$

c) $\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -a_2 x_{3R} \cos(x_{1R}) - b_2 \cos(2x_{1R}) & -a_1 & -a_2 \sin(x_{1R}) \\ , -c_2 \sin(x_{1R}) & 0 & -c_1 \end{bmatrix}, \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix},$
 $\mathbf{c}^T = [1 \ 0 \ 0], d = 0$