

# Das Direct Nyquist Array-Entwurfsverfahren – Mehrgößenregelung eines Heißluftgebläses

Praktikum – Mehrgößenregelsysteme, WS 2011/2012

Johannes Schiffer <sup>1</sup>



Fachgebiet Regelungssysteme  
Technische Universität Berlin  
GERMANY



## 1 Modellierung

## 2 Stabilität bei verallgemeinert diagonaldominanter Rückführdifferenzmatrix

## 3 DNA-Entwurf

<sup>1</sup>Die Ausarbeitung des Foliensatzes geht auf die Arbeit von [Stephanie Geist](#) zurück.

## Anwendungsbeispiel: Heißluftgebläse

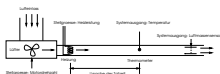


### Regelgrößen:

- Temperatur
- Luftstrom

### Stellgrößen:

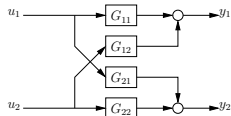
- Motordrehzahl des Lüfters
- Heizleistung



interne **Kopplungen** zwischen  
Stell- und Regelgrößen

## Modell

$$G(s) = \begin{bmatrix} G_{11}(s) & G_{12}(s) \\ G_{21}(s) & G_{22}(s) \end{bmatrix}$$



experimentelle **Prozessidentifikation**:

$$G(s) = \begin{bmatrix} \frac{-0.482}{0.4793+s} e^{-sT_{y1}} & \frac{0.4532}{0.7779+s} e^{-sT_{y1}} \\ \frac{2.9465}{1.5005+s} e^{-sT_{y2}} & \frac{0.9976}{4+s} e^{-sT_{y2}} \end{bmatrix}$$

$$u = \begin{bmatrix} \text{Motordrehzahl} \\ \text{Heizleistung} \end{bmatrix}, \quad y = \begin{bmatrix} \text{Temperatur} \\ \text{Luftstrom} \end{bmatrix}$$

## Padé-Approximation

reell-rationale Approximation von  $e^{-sT}$ 

Exponentialfkt. kann als unendliche Potenzreihe geschrieben werden:

$$e^{-sT} = 1 - Ts + \frac{T^2}{2}s^2 - \dots \quad (1)$$

Ansatz für eine Padé-Approximation 1. Ordnung:

$$P_1(s) = \frac{b_1s + b_0}{s + a_0} \quad (2)$$

Koeffizientenvergleich von (1) und (2) ergibt:

$$b_0 = a_0 \quad (3)$$

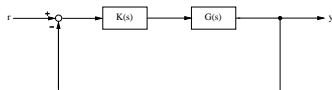
$$b_1 = 1 - Ta_0 \quad (4)$$

$$a_0 = \frac{2}{T} \quad (5)$$

## Padé-Approximation 1. Ordnung

$$P_1(s) = \frac{-s + \frac{2}{T}}{s + \frac{2}{T}} = \frac{1 - \frac{T}{2}s}{1 + \frac{T}{2}s}$$

## Standardregelkreis



## Annahmen:

- $K(s)$  - propre  $q \times p$ -Übertragungsmatrix
- $G(s)$  - propre  $p \times q$ -Übertragungsmatrix
- $(G, K)$  sinnvoll konfiguriert („well posed“), d.h.

$$\det(I + G(\infty)K(\infty)) \neq 0$$

## Inhalt

1 Modellierung

2 Stabilität bei verallgemeinert diagonaldominanter Rückführdifferenzmatrix

3 DNA-Entwurf

## Wiederholung: Charakteristische Ortskurven

## Definition (Charakteristische Ortskurven des offenen Kreises)

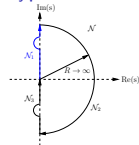
Unter den charakteristischen Ortskurven des offenen Kreises versteht man die Nyquist-Ortskurven der Eigenwerte

$$\lambda_{Q_i}(s) := \lambda_i[Q(s)], \quad s \in \mathcal{N}_1, \quad i = 1, \dots, p$$

der Übertragungsmatrix

$$Q(s) := G(s)K(s).$$

## Nyquist-Kontur:



## Wiederholung: Verallgemeinertes Nyquist-Kriterium

## Satz (Verallgemeinertes Nyquist-Kriterium)

Besitzen  $G(s)$  und  $K(s)$   $m_G$  bzw.  $m_K$  Pole auf oder rechts der imaginären Achse, so ist der Regelkreis  $(G, k)$  genau dann asymptotisch stabil, wenn die charakteristischen Ortskurven des offenen Kreises

- 1 nicht durch den Punkt  $(-1, 0)$  gehen und
- 2 zusammen eine Phasendrehung von  $\pi(m_G + m_K)$  bezüglich des kritischen Punkt  $(-1, 0)$  haben.

## Verallgemeinerte Diagonaldominanz

## Satz

$A \in \mathbb{C}^{p \times p}$  sei nichtreduzierbar.  $A$  ist genau dann **verallgemeinert diagonaldominant**, wenn für den Perron-Frobenius-Eigenwert der „Vergleichsmatrix“

$$C_V(A) := \begin{bmatrix} 0 & \left| \frac{a_{12}}{a_{22}} \right| & \dots & \left| \frac{a_{1p}}{a_{pp}} \right| \\ \left| \frac{a_{21}}{a_{11}} \right| & 0 & \dots & \left| \frac{a_{2p}}{a_{pp}} \right| \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \left| \frac{a_{p1}}{a_{11}} \right| & \left| \frac{a_{p2}}{a_{22}} \right| & \dots & 0 \end{bmatrix}$$

gilt:

$$\lambda_{PF}[C_V(A)] < 1.$$

Beispiel:

$$A = \begin{bmatrix} j & 1 \\ \frac{1}{2} & j+2 \end{bmatrix}$$

$$C_V(A) = \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{\sqrt{5}} \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Eigenwerte:

$$\lambda_1 = 0.4729,$$

$$\lambda_2 = -0.4729$$

$$\lambda_{PF}[C_V(A)] = 0.4729 < 1$$

$A$  ist verallgemeinert diagonaldominant.

## Verallgemeinertes Gershgorin-Theorem

## Satz (Verallgemeinertes Gershgorin-Theorem)

$A \in \mathbb{C}^{p \times p}$  sei nichtreduzierbar. Sämtliche **Eigenwerte** von  $A$  liegen in der **Vereinigung von Kreisscheiben**

$$|s - a_{ii}| \leq |a_{ii}| \lambda_{PF}[C_V(A)].$$

## Stabilität bei verallgemeinert diagonaldominanter Rückführdifferenzenmatrix

## Satz

$I + G(s)K(s)$  sei verallgemeinert diagonaldominant für alle  $s \in \mathcal{N}_1$ . Der Regelkreis  $(G, K)$  ist genau dann **asymptotisch stabil**, wenn die **Summe der Phasendrehungen aller Diagonalelemente von  $G(s)K(s)$  für  $s \in \mathcal{N}_1$  bezüglich des kritischen Punktes  $(-1, 0)$   $\pi(m_G + m_K)$  beträgt.**

# Inhalt

## 1 Modellierung

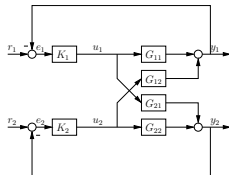
## 2 Stabilität bei verallgemeinert diagonaldominanter Rückführdifferenzmatrix

## 3 DNA-Entwurf

# Das Direct Nyquist Array-Entwurfsverfahren – Grundidee

- Entwurf eines Mehrgrößenreglers wird auf den Entwurf mehrerer Eingrößenregler zurückgeführt
- Querkopplungen werden durch Abschätzungen (verallg. Gershgorin-Bänder) berücksichtigt

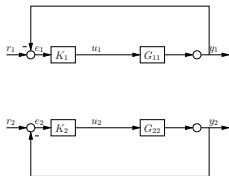
### Regelkreisstruktur:



# Das Direct Nyquist Array-Entwurfsverfahren – Grundidee Stabilität

- Entwurf eines Mehrgrößenreglers wird auf den Entwurf mehrerer Eingrößenregler zurückgeführt
- Querkopplungen werden durch Abschätzungen (verallg. Gershgorin-Bänder) berücksichtigt

### Entwurf:



### Satz (Stabilität bei verallgemeinert diagonaldominanter Rückführdifferenzmatrix)

$I + G(s)K(s)$  sei verallgemeinert diagonaldominant für alle  $s \in \mathcal{N}_1$ . Der Regelkreis  $(G, K)$  ist genau dann **asymptotisch stabil**, wenn die Summe der Phasendrehungen aller Diagonalelemente von  $G(s)K(s)$  für  $s \in \mathcal{N}_1$  bezüglich des kritischen Punktes  $(-1, 0)$   $\pi(m_G + m_K)$  beträgt.

- Überdecken die verallgemeinerten Gershgorin-Bänder von  $Q$  den kritischen Punkt nicht, so kann die tatsächliche Phasendrehung von  $\lambda_Q$  allein anhand der Ortskurven der Diagonalelemente  $q_{ii}$  abgelesen werden.
- Gilt  $m_G + m_K = \sum_{i=1}^p m_{q_i}$ , kann auch die für die Stabilität geforderte Phasendrehung anhand von  $q_{ii}$  bestimmt werden.

⇒ Für die Stabilitätsuntersuchung können die außerhalb der Diagonalen stehenden Elemente vernachlässigt werden.

## DNA-Entwurf

## Vorteile

- **einfach** (wenn klassische SISO-Methoden bekannt sind)
- direkte Kontrolle über **Regler-Komplexität** und Reglerpole und -nullstellen (unerwünschte **Pol-Nullstellenkürzungen** können vermieden werden)
- **Modellfehler** in Einzelementen lassen sich leicht berücksichtigen

## Nachteile

- **Stellgrößenbeschränkungen** lassen sich schlecht berücksichtigen
- Kompensatorentwurf wird für **Strecken mit vielen Ein- und Ausgangsgrößen unübersichtlich**
- nur auf **verallgemeinert diagonaldominante** Strecken oder auf Strecken, für die sich leicht verallgemeinerte Diagonaldominanz erreichen lässt, anwendbar



## DNA-Entwurf- 1. verallgemeinerte Diagonaldominanz

- verallg. Gershgorin-Bänder müssen so schmal sein, dass Spezifikationen mithilfe von Eingrößenreglern erfüllt werden können
- alle auf oder rechts der imaginären Achse liegenden Streckenpole treten in den Diagonalelementen auf:

$$m_G = \sum_{i=1}^p m_{g_i}$$

- für quadratische Streckenmodelle: Überprüfung ob Bedingungen a) und b) **bereits erfüllt** werden
- Entwurf einer **Kompensationsmatrix**  $K_c(s)$ , so dass Bedingungen für kompensiertes Streckenmodell  $G'(s) := G(s)K_c(s)$  erfüllt werden



## DNA-Entwurf

Entwurfsschritte:

- 1 Herstellen verallgemeinerter Diagonaldominanz
- 2 Entwurf der Eingrößenregelkreise
- 3 ggf. Entwurf zusätzlicher Kompensationsmatrizen

## DNA-Entwurf - 2. Entwurf Eingrößenregelkreise

- Auslegung der Hauptregelkreise (SISO), so dass

- Hauptregelkreise  $(g'_i, k_i)$  as. stabil
- verallg. Gershgorin-Bänder von  $Q = G' \text{diag}\{k_i\}$  überdecken kritischen Punkt nicht
- Robustheit der Stabilität gegenüber Modellfehlern gewährleistet
- Hauptregelkreise zeigen gewünschtes Ein-/Ausgangsverhalten

- Gesamtregler:  $K(s) := K_c(s) \text{diag}\{k_i\}$



## DNA-Entwurf - 2. Entwurf Eingrößenregelkreise

## Wahl der Reglerstruktur: PI(D)

$$K = K_{IR} \frac{(T_{D1}s + 1)(T_{D2}s + 1)}{s(T_S + 1)}$$

## Warum?

- P
  - Schnelligkeit
  - erzeugt sofort korrigierende Stellgröße
- I
  - stationäre Genauigkeit (Strecke hat keinen I-Anteil)

D
 

- Schnelligkeit (kürzen einer weiteren langsamen Polstelle mgf)
- kann mit bestimmten Zeitkonstante die Phase lokal anheben
- ABER: Differenziation des Eingangssignals → Rauschen

Nutzen klassischer Eingrößen-Entwurfsverfahren möglich (WOK, Bode, Nyquist, ...)



## DNA-Entwurf - 2. Entwurf Eingrößenregelkreise

## Wahl der Reglerstruktur: PI(D)

$$K = K_{IR} \frac{(T_{D1}s + 1)(T_{D2}s + 1)}{s(T_S + 1)}$$

## Warum?

- P
  - Schnelligkeit
  - erzeugt sofort korrigierende Stellgröße
- I
  - stationäre Genauigkeit (Strecke hat keinen I-Anteil)

D
 

- Schnelligkeit (kürzen einer weiteren langsamen Polstelle mgf)
- kann mit bestimmten Zeitkonstante die Phase lokal anheben
- ABER: Differenziation des Eingangssignals → Rauschen

Nutzen klassischer Eingrößen-Entwurfsverfahren möglich (WOK, Bode, Nyquist, ...)



## DNA-Entwurf - 2. Entwurf Eingrößenregelkreise

## Wahl der Reglerstruktur: PI(D)

$$K = K_{IR} \frac{(T_{D1}s + 1)(T_{D2}s + 1)}{s(T_S + 1)}$$

## Warum?

- P
  - Schnelligkeit
  - erzeugt sofort korrigierende Stellgröße
- I
  - stationäre Genauigkeit (Strecke hat keinen I-Anteil)

D
 

- Schnelligkeit (kürzen einer weiteren langsamen Polstelle mgf)
- kann mit bestimmten Zeitkonstante die Phase lokal anheben
- ABER: Differenziation des Eingangssignals → Rauschen

Nutzen klassischer Eingrößen-Entwurfsverfahren möglich (WOK, Bode, Nyquist, ...)



## DNA-Entwurf - 2. Entwurf Eingrößenregelkreise

## Wahl der Reglerstruktur: PI(D)

$$K = K_{IR} \frac{(T_{D1}s + 1)(T_{D2}s + 1)}{s(T_S + 1)}$$

## Warum?

- P
  - Schnelligkeit
  - erzeugt sofort korrigierende Stellgröße
- I
  - stationäre Genauigkeit (Strecke hat keinen I-Anteil)

D
 

- Schnelligkeit (kürzen einer weiteren langsamen Polstelle mgf)
- kann mit bestimmten Zeitkonstante die Phase lokal anheben
- ABER: Differenziation des Eingangssignals → Rauschen

Nutzen klassischer Eingrößen-Entwurfsverfahren möglich (WOK, Bode, Nyquist, ...)



## DNA-Entwurf - 2. Entwurf Eingrößenregelkreise

## Wahl der Reglerstruktur: PI(D)

$$K = K_{IR} \frac{(T_{D1}s + 1)(T_{D2}s + 1)}{s(T_S + 1)}$$

## Warum?

- P**
- Schnelligkeit
  - erzeugt sofort korrigierende Stellgröße
- I**
- stationäre Genauigkeit (Strecke hat keinen I-Anteil)
- D**
- Schnelligkeit (kürzen einer weiteren langsamen Polstelle mgl)
  - kann mit bestimmten Zeitkonstante die Phase lokal anheben
  - **ABER:** Differenziation des Eingangssignals → Rauschen

Nutzen klassischer Eingrößen-Entwurfsverfahren möglich (WOK, Bode, Nyquist, ...)

## DNA-Entwurf - Übersicht

## Bisher:

- Nutzen einer Permutationsmatrix  $K_a$  um Stellgrößenzuordnung geschickt zu wählen; verallgemeinerte Diagonaldominanz konnte erreicht werden
- Entwurf von Eingrößenreglern  $k_i$  für die Hauptregelkreise  $G_{ii}$ ,  $i = 1, 2$   
mit  $K_d = \begin{bmatrix} k_1 & 0 \\ 0 & k_2 \end{bmatrix}$

Damit ergibt sich die offene Kette zu

$$Q(s) = \underbrace{G^*(s)}_{G(s)} K_a K_d$$

⇒ Regelkreis kann mit einer zusätzlichen Matrix  $K_c$  noch weiter entkoppelt werden.

## DNA-Entwurf - Übersicht

## Bisher:

- Nutzen einer Permutationsmatrix  $K_a$  um Stellgrößenzuordnung geschickt zu wählen; verallgemeinerte Diagonaldominanz konnte erreicht werden
- Entwurf von Eingrößenreglern  $k_i$  für die Hauptregelkreise  $G_{ii}$ ,  $i = 1, 2$   
mit  $K_d = \begin{bmatrix} k_1 & 0 \\ 0 & k_2 \end{bmatrix}$

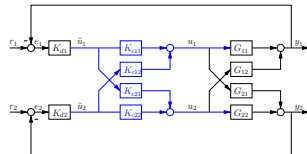
Damit ergibt sich die offene Kette zu

$$Q(s) = \underbrace{G^*(s)}_{G(s)} K_a K_c K_d$$

⇒ Regelkreis kann mit einer zusätzlichen Matrix  $K_c$  noch weiter entkoppelt werden.

## DNA-Entwurf - 3. Entwurf Kompensationsmatrizen

$$\text{Es gilt } Q(s) = \underbrace{G^*(s)}_{G(s)} K_a K_c K_d$$



- quadratische Strecke besitzt naturgemäß schwache Querkopplungen (Gershgorin-Bänder sind bereits schmal genug),  $K_c = I$
- Konstante Kompensationsmatrix,  $K_c$  reell
- Dynamische Kompensationsmatrix,  $K_c(s) = Np(s)Mp^{-1}(s)$

## DNA-Entwurf - 3. Entwurf Kompensationsmatrizen

In der Regel sollte die Kompensationsmatrix  $K_c(s)$  möglichst "einfach" sein.

- Eine einfache Kompensationsmatrix führt auf einen Regler mit einfacher Struktur und Dynamik (Transparenz).
- Durch Beschränkung auf einfache Kompensationsmatrizen vermeidet man Problem, die durch (näherungsweise) Kürzen der Streckendynamik entstehen können.

## DNA-Entwurf - 3. Entwurf Kompensationsmatrizen

## Konstante Kompensationsmatrix

- für sehr einfache Streckenmodelle: durch  $G' = GK_c$ ,  $K_c \in \mathbb{R}^{q \times p}$ , dreiecksförmiges  $G'$  erreichen
- falls sich nicht für alle Frequenzen ausreichend schmale verallgemeinerte Gershgorinbänder ergeben:

Wahl einer Frequenz  $\tilde{\omega}$  (meist nahe der gewünschten Durchtrittsfrequenz) und Minimierung des Radius' des verallg. Gershgorinkreises für diese Frequenz  $\tilde{\omega}$ :

$$\min_{K_c} \lambda_{PF} [C_V(G(j\tilde{\omega})K_c)]$$

numerisch besser:

$$\min_{K_c} \|C_V(G(j\tilde{\omega})K_c)\|_F$$

► Feedback-Steuerung

## DNA-Entwurf - 3. Entwurf Kompensationsmatrizen

## Dynamische Kompensation

- für sehr einfache Streckenmodelle, Kompensation durch teilweise Invertierung der Strecke möglich  
**ABER:**  $K_c$  muss realisierbar und stabil sein
- ansonsten allgemeiner Ansatz für  $K_c$

$$K_c(s) := \begin{bmatrix} a_{11n_1}s^{n_1} + \dots + a_{111} & \dots & a_{1pn_1}s^{n_1} + \dots + a_{1p1} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{q1n_1}s^{n_1} + \dots + a_{q11} & \dots & a_{qpn_1}s^{n_1} + \dots + a_{qp1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} m_{p1}(s) & \dots & 0 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & \dots & m_{pp}(s) \end{bmatrix}^{-1}$$

mit



$$\min_{K_c} \sum_{i=1}^N w(\omega_i) \|C_V(G(j\omega_i))K_c(j\omega_i)\|_F$$

- $w(\omega_i)$  bezeichnet Gewichtungen/relative Wichtigkeit schmalere verallgemeinerter Gershgorin-Bänder im Frequenzbereich  $\omega_1, \dots, \omega_N$

Anmerkung: Je komplizierter  $K_c$  desto wahrscheinlicher, dass unerwünschte Pol-/Nullstellenkürzungen auftreten.

→ Wahl der Polynomgrade möglichst klein!

## Literatur

-  J. Raisch: Mehrgrößenregelung im Frequenzbereich. R. Oldenbourg Verlag, 1994.
-  J. Maciejowski: Multivariable Feedback Design. Addison Wesley, 1989.



Die Frobenius-Norm einer  $m \times n$ -Matrix  $A$  ist definiert als:

$$\|A\|_F := \sqrt{\text{Spur}(A^* A)} = \sqrt{\sum_{i=1}^m \sum_{k=1}^n |a_{ik}|^2} = \sqrt{\sum_{i=1}^{\min\{m,n\}} \sigma_i^2[A]},$$

$A^*$  bezeichnet die adjungierte Matrix zu  $A$  und  $\sigma_i[A]$  die Singulärwerte von  $A$ .