

## Regelungsschaltungen

### 1) Mechanisches Beispiel:

Roboter-Greifarm mit Fernsteuerung

Übertragungskennlinie:

#### Problem:

System kann auf Grund **interner Trägheit** über das "Ziel" hinauschießen und damit die Regelung umkehren. Abhängig von der **internen Dämpfung** kann diese Schwingung bestehen bleiben oder gedämpft mehr oder weniger schnell abklingen.

Regelung ist der Gegenkopplung sehr ähnlich.

Vergleiche Ausgangsgröße mit einer Steuergröße und bringe Differenz auf kleinstmöglichen Wert.

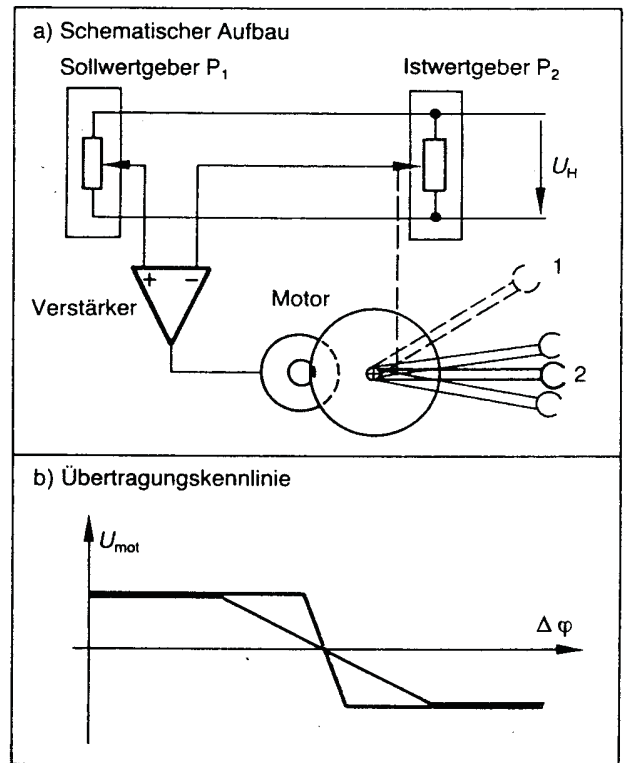


Bild 10-4. Greifarm mit Antrieb.

- 1 - 11.2.2000

Korrektur durch den Regelkreis muß der **Abweichung entgegenwirken**.

Elemente im Regelkreis enthalten normalerweise **Energiespeicher**, deren geregelte Ausgangsgrößen der Steuergröße **nicht trägheitslos** folgen.

→ Korrektur kann mit **richtiger Größe** zur **falschen Zeit** oder mit **falschen Vorzeichen** zur **richtigen Zeit** erfolgen.

→ Abweichung wird nicht verkleinert, sondern vergrößert!

→ Regelung **schwingt** !

→ Stabiler Regelkreis kann dadurch erreicht werden, dass man das zeitliche Verhalten **aller Größen** im Kreis mathematisch (mit Differentialgleichungen) beschreibt und dann die einzelnen Glieder des Regelkreises danach bestimmt.

→ → → → → **Sehr aufwendiges Verfahren**

Statt dessen: Analyse der Regelung mit "Bode-Diagramm"; Aufteilung des Regelkreises in **funktionale Blöcke**.

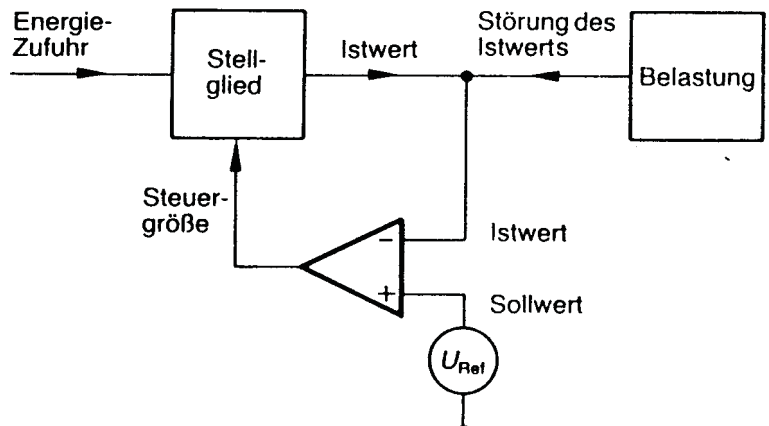
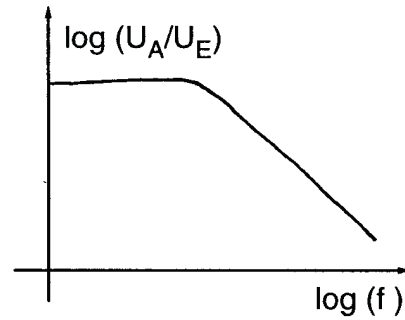
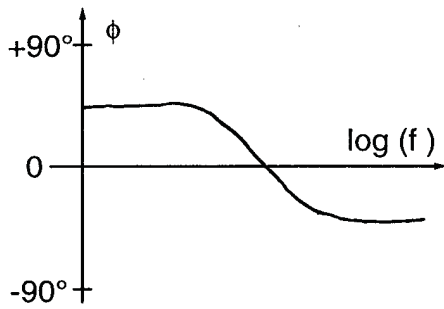


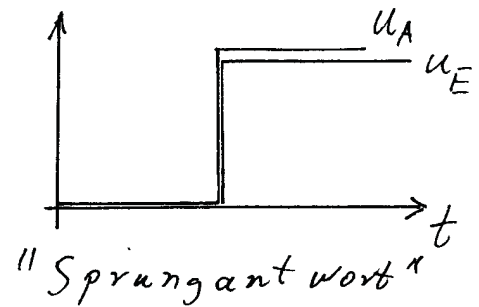
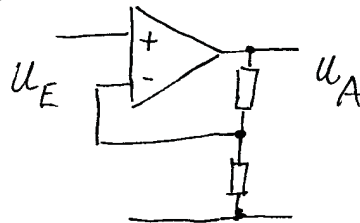
Bild 10-3. Einfacher Regelkreis.

- 2 - 11.2.2000



Einfache Beispiele für funktionale Blöcke im Regelkreis:

1) Proportionalglied

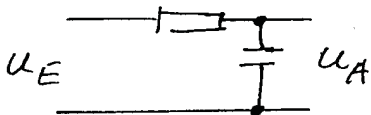


Übertragungsfunktion:

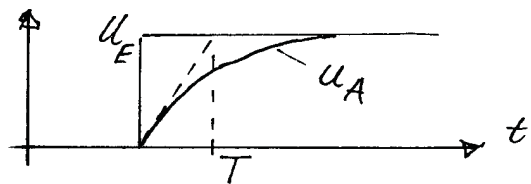
$$F(\omega) = \frac{u_A(\omega)}{u_E(\omega)} = K \quad \text{"Phase"} = 0$$

- 3 - 11.2.2000

2) Verzögerungsglied 1. Ordnung

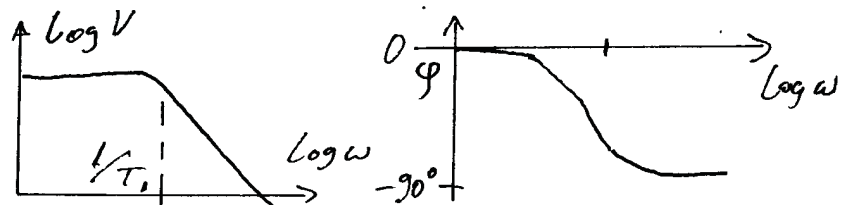


$$T_i \cdot \frac{d u_A(t)}{dt} + u_A(t) = K \cdot u_E(t)$$



Übertragungsfunktion:

$$F(\omega) = \frac{K}{1 + j\omega RC}$$



Kombination aus funktionalen Blöcken ergeben Kombinationen aus Bode-Diagrammen !

Stabilitätsbetrachtung:

Die Korrekturgröße muss der Abweichung stets entgegenwirken! "Verzögerungs-glieder" im Regelkreis können unter Umständen dazu führen, dass das Korrektursignal fälschlicherweise falsche Polarität aufweist und damit die Regelung in die falsche Richtungläuft.

- 4 - 11.2.2000

Regelglied	Differentialgleichung	Sprungantwort = Symbol des Regelgliedes	Übertragungsfunktion	Bode-Diagramm Verstärkung (·) Phase (°)	Beispiel	
					elektrisch	mechanisch
<b>P</b> Proportionalglied	$u_a(t) = K u_e(t)$		$F(\omega) = \frac{u_a(\omega)}{u_e(\omega)} = K$ $F(s) = \frac{u_a(s)}{u_e(s)} = K$			
<b>T<sub>1</sub></b> Verzögerungsglied 1. Ordnung	$T \frac{d u_a(t)}{d t} + u_a(t) = K u_e(t)$		$F(\omega) = \frac{K}{1 + j\omega T_1}$ $F(s) = \frac{K}{1 + sT_1}$			
<b>I</b> Integrierglied	$u_a(t) = K \int u_e(t) dt$		$F(\omega) = \frac{K}{j\omega}$ $F(s) = \frac{K}{s}$			
<b>D</b> Differenzierglied	$u_a(t) \frac{d u_e}{d t} \cdot K$		$F(\omega) = j\omega K$ $F(s) = sK$			

<b>D, T<sub>1</sub></b> Differenzierglied mit Verzögerung	$T_1 \frac{d u_a(t)}{d t} + u_a(t) = K \frac{d u_e(t)}{d t}$		$F(\omega) = \frac{j\omega K}{1 + j\omega T_1}$ $F(s) = \frac{sK}{1 + sT_1}$			
<b>T<sub>2</sub></b> Verzögerungsglied 2. Ordnung aperiodisch	$T_2 \frac{d^2 u_a(t)}{d t^2} + T_1 \frac{d u_a(t)}{d t} + u_a(t) = K u_e(t)$		$F(\omega) = \frac{K}{1 + j\omega T_1 - \omega^2 T_2^2}$ $F(s) = \frac{K}{1 + sT_1 + s^2 T_2^2}$			
<b>periodisch</b>	$D = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{T_1}{K T_2}}$		$F(s) = \frac{K}{1 + sT_1 + s^2 T_2^2}$			

Bild 10-5. Aufbau und Verhalten einiger wichtiger Glieder im Regelkreis.

→ Phasendrehung in der gesamten Regelstrecke wird  $> 180^\circ$  und Kreisverstärkung

$$V = |F(\omega)| = \left| \frac{U_A(\omega)}{U_E(\omega)} \right| > 1$$

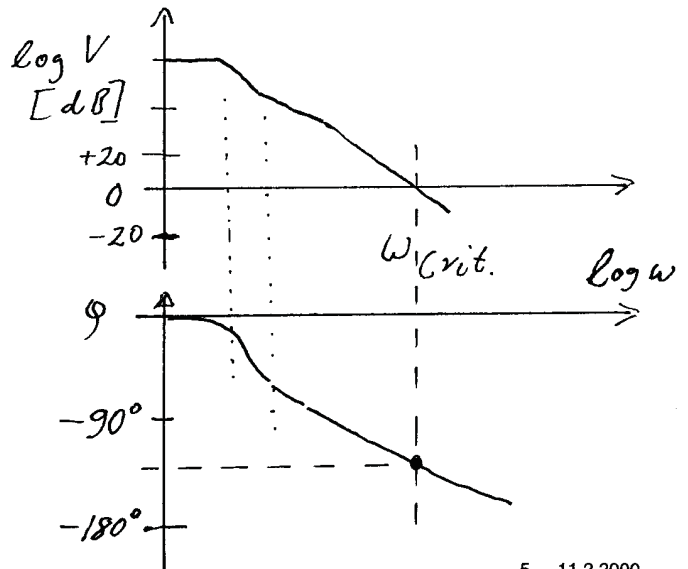
Siehe als Beispiel RC-Verzögerungsglied:

Maximale Phasendrehung dieses Blocks allein ist  $90^\circ$ , **zwei** Verzögerungsglieder im Kreis könnten u. U. schon  $180^\circ$  ergeben. **Aber:** Bei den einfachen RC-Verzögerungsgliedern nimmt die **Verstärkung** oberhalb der Grenzfrequenz  $1/T_1 = 1/RC$  mit  $20 \text{ dB / Dekade}$  ab! Daraus folgt, daß die Anordnung trotzdem stabil sein kann.

**Wie bestimme ich Stabilität eines Regelkreises?**

- Messe Bode-Diagramm des gesamten Kreises
- Bestimme das 1. Stabilitätskriterium, d. h.  $V = 1$  (0dB) → "Grenzfrequenz"
- Betrachte für diese Frequenz den Phasenwinkel. Dazu können die Bode-Diagramme der einzelnen Elemente im Kreis "addiert" werden.

Beispiel:



- 5 - 11.2.2000

**"Ein Regelkreis, der bei Verstärkung  $V = 1$  die Phase um weniger als  $180^\circ$  dreht, ist im Prinzip stabil"**

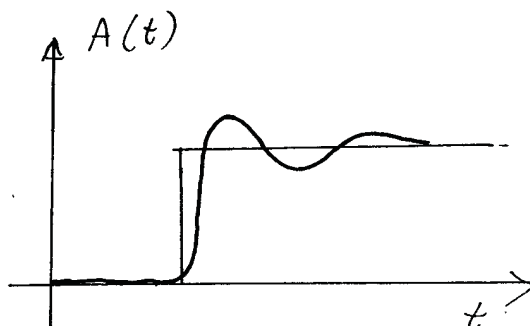
"Phasenreserve" von ungefähr  $60^\circ$  wünschenswert

**Aber:** Die Geschwindigkeit der Regelung hängt von der Geschwindigkeit der Änderung ab. Langsame Änderungen werden direkt geregelt, schnelle nur mit zeitlicher Verzögerung

→ → "Einschwingverhalten" Antwort auf sprungartige Änderung am Eingang

$$F(\omega) \leftrightarrow F(t)$$

"Laplace-Transformation"



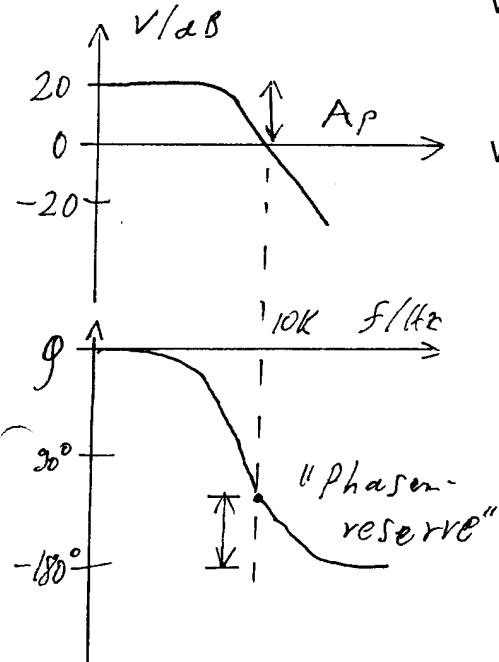
- 6 - 11.2.2000

# Reglertypen

## 1) P-Regler, Proportionalregler

“Linearer Verstärker, dessen Phasenverschiebung in dem Frequenzbereich mit  $V > 1$  vernachlässigbar ist”.

Beispiel:



Wahl der **Verstärkung  $A_p$**  bestimmt Verhalten der Regelung

z. B.  $A_p > 100$  (20 dB)  $\rightarrow$  exponentiell ansteigende Schwingung

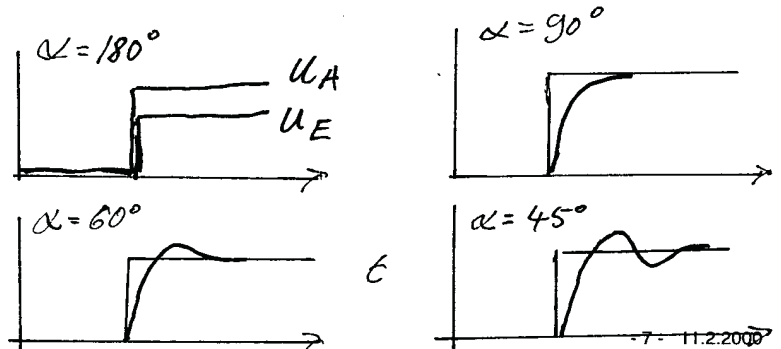
$A_p < 100$  (20 dB)  $\rightarrow$  gedämpfte Schwingung

Wahl der **Phasenreserve  $\alpha$**  bestimmt Art des Einschwingverhaltens

$\alpha = 0$   $\rightarrow$  ungedämpfte Schwingung setzt ein

$\alpha = 90^\circ$   $\rightarrow$  aperiodischer Grenzfall

$\alpha = 180^\circ$   $\rightarrow$  direkte Antwort



## 2) PI-Regler: Proportional-Integral-Regler

vgl. (1): Man kann die Verstärkung des P-Reglers **nicht beliebig** groß machen (Stabilität). Verstärkung bestimmt aber die “Schnelligkeit” bzw. Genauigkeit der Regelung

**Ausweg:** Erhöhe die Verstärkung nur für niedrige Frequenzen:  
Parallelschaltung eines Integriergliedes

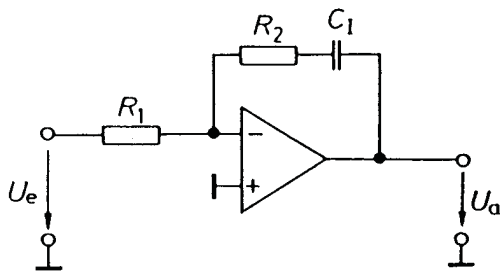


Abb. 24.7. PI-Regler

$$A_p = -\frac{R_2}{R_1}; \quad f_I = \frac{1}{2\pi C_1 R_2}$$

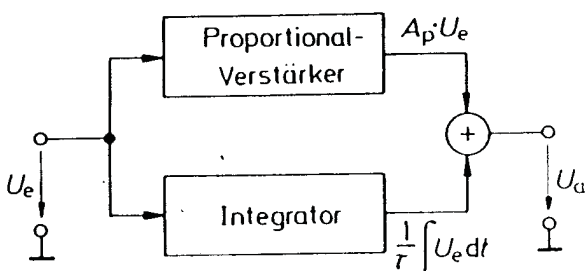


Abb. 24.5. Blockschaltbild eines PI-Reglers

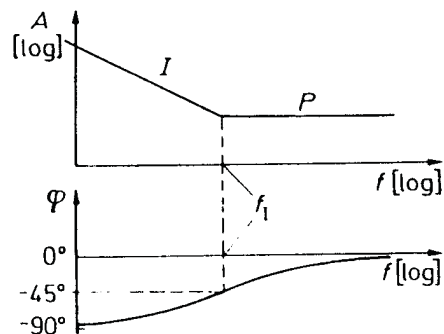


Abb. 24.6. Bode-Diagramm eines PI-Reglers

### 3) P-I-D-Regler: Proportional-Integral-Differential-Regler

Noch weitere Verbesserung kann erreicht werden, wenn für hohe Frequenzen dafür gesorgt wird, dass "Phase angeboten" wird.

Positiver Nebeneffekt: auch Verstärkung wird für hohe Frequenzen größer.

→→ Parallelschaltung eines **Differentiators**:

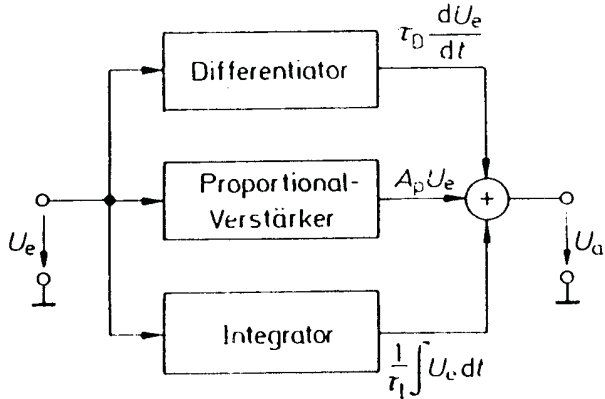


Abb. 24.10. Blockschaltbild eines PID-Reglers

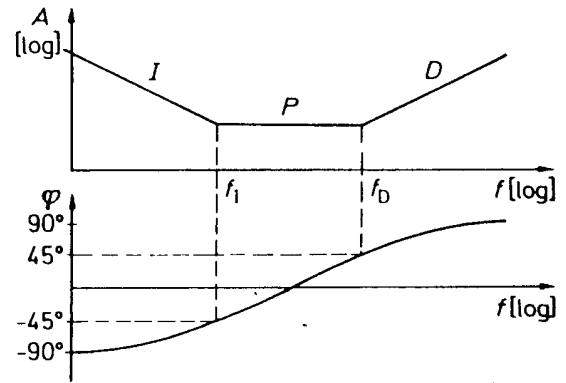


Abb. 24.11. Bode-Diagramm eines PID-Reglers

- 9 - 11.2.2000

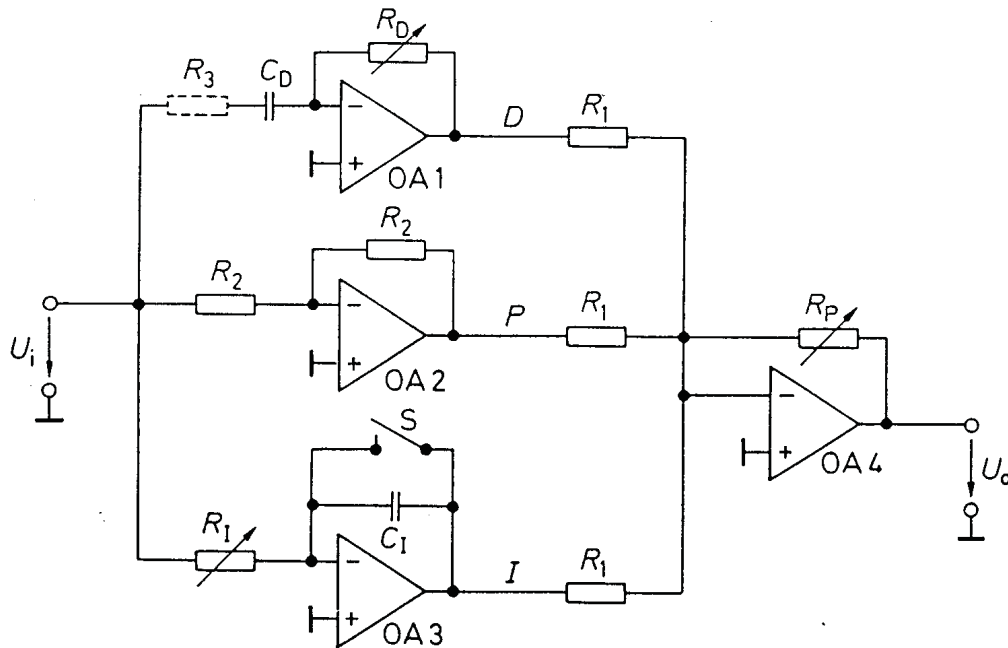
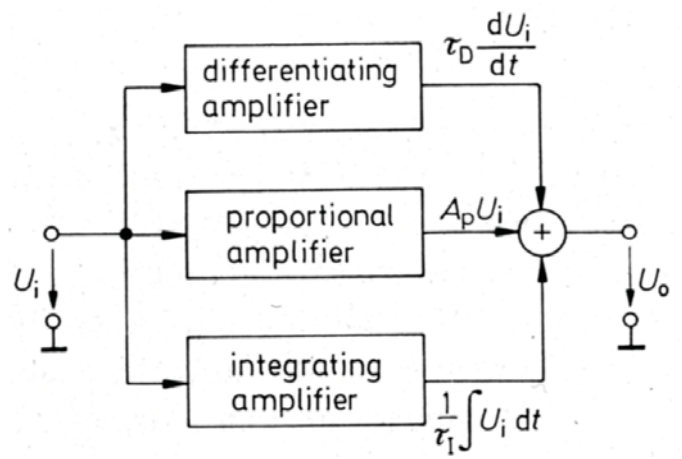


Fig. 27.15 PID-controller with decoupled parameters.

$$A_P = \frac{R_P}{R_1}, \quad f_I = \frac{1}{2\pi C_1 R_1}, \quad f_D = \frac{1}{2\pi C_D R_D}$$

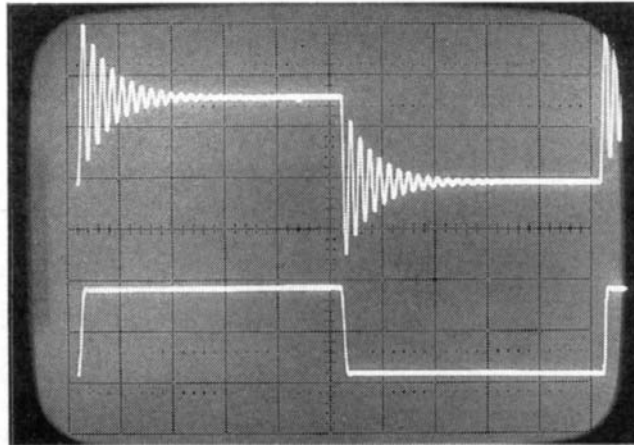
## Einstellung PID-Regler

- 1) Rechteck an Referenz anlegen.
- 2)  $A_p$  erhöhen (nur P, I und D inaktiv) bis nur noch schwach gedämpft.



Ausgangssignal

Eingangssignal

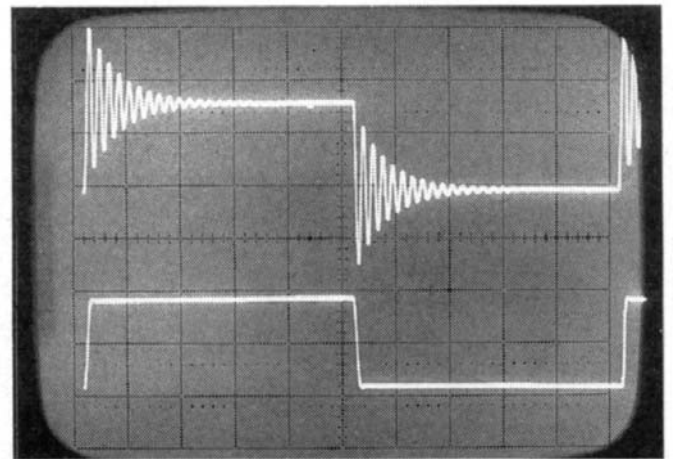


E. Riedle

Physik<sup>LMU</sup>

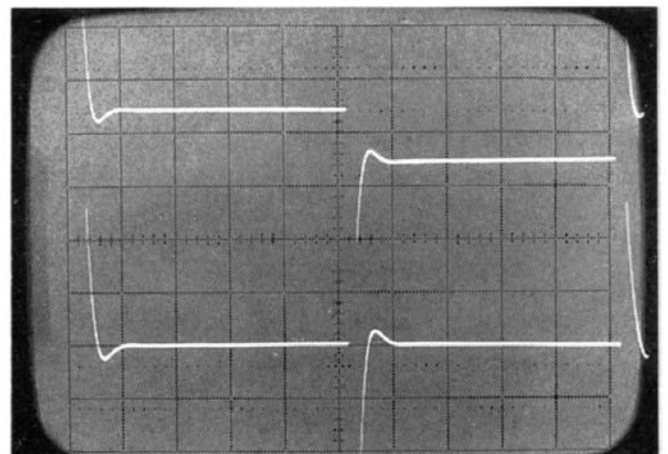
- 3) Gewünschte (optimale) Dämpfung durch Erhöhung von  $R_D$  - Verringerung  $f_D$  - einstellen.

oben: ohne „D“      unten: mit „D“



- 4) Aktivierung des Integrators um die verbleibende Abweichung zu eliminieren und die Einschwingzeit zu minimieren - Erhöhung von  $f_I$ .

**Messung der Kontrollgrößen !!!!**



E. Riedle

Physik<sup>LMU</sup>

# P-Regler

