Systemantworten

The What

- Wichtige Signale in der Regelungstechnik
- · Linearität von Systemen
- Überleitung zur Faltung

The Why

- Hinführung zur Laplace-Transformation
 - → Viele Viele Methoden der linearen Regelungstechnik

Wichtige Signale

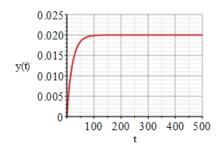
Einheitssprung 1(t), θ(t) "theta"

$$u(t) = 1(t)$$
 $u(t) = egin{cases} 0 & t < 0 \ undefined & t = 0 \ 1 & t > 0 \end{cases}$

Sprungantwort h(t)

Systemantwort aus der Ruhelage in $y(t)=0 \quad \forall \ t<0$ auf einen Einheitssprung **Beispiel** Fahrzeuggeschwindigkeit:

$$rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}v(t) = -rac{b}{m}\cdot v(t) + rac{1(t)}{m} \quad o \quad y(t) = h(t) = rac{1}{b}\Big(-\mathrm{e}^{-rac{bt}{m}} + 1\Big)$$



Wichtige Signale

Dirac-Impuls δ(t)

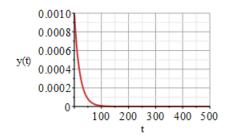
Impuls mit unendlichem Augenblickswert in verschwindend geringer Zeit und der Fläche 1

$$\delta(t) = egin{cases} +\infty, & t=0 \ 0, & t
eq 0 \end{cases} \qquad \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t) \mathrm{d}t = 1$$

Impulsantwort, Gewichtsfunktion g(t)

Systemantwort aus der Ruhelage in y(t)=0 für t<0 auf einen Dirac-Impuls **Beispiel** Fahrzeuggeschwindigkeit:

$$rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}v(t) = -rac{b}{m}\cdot v(t) + rac{\delta(t)}{m} \quad o \quad y(t) = g(t) = rac{1}{m}\mathrm{e}^{-rac{tb}{m}}$$



Superposition

Superposition It. Wikipedia:

A function F(x) that satisfies the superposition principle is called a linear function. Superposition can be defined by two simpler properties; additivity and homogeneity

$$F(x_1+x_2)=F(x_1)+F(x_2)$$
 Additivity

$$F(ax) = aF(x)$$
 Homogeneity



Lineare Systeme -

Ein System ist linear, wenn das Superpositionsprinzip erfüllt ist.

$$egin{aligned} lpha_1\,u_1(t) &\longrightarrow \overline{f{lin. Sys}} &\longrightarrow lpha_1\,y_1(t) \ lpha_2\,u_2(t) &\longrightarrow \overline{f{lin. Sys}} &\longrightarrow lpha_1\,y_2(t) \ lpha_1\,u_1(t) + lpha_2\,u_2(t) &\longrightarrow \overline{f{lin. Sys}} &\longrightarrow lpha_1\,y_1(t) + lpha_2\,y_2(t) \end{aligned}$$

Beispiel Superposition

System beschrieben durch lineare DGL 1. Ordnung $rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}y(t)+k\,y(t)=u(t)$

System 1	System 2		
$rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}y_1(t) + ky_1(t) = u_1(t)$	$rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}y_2(t) + ky_2(t) = u_2(t)$		

Überlagerung:

- Eingang: $u(t) = \alpha_1 u_1(t) + \alpha_2 u_2(t)$
- $\bullet \ \ \mathsf{Ausgang:} \ y(t) = \alpha_1 \, y_1(t) + \alpha_2 \, y_2(t) \ \mathsf{und} \ \tfrac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} y(t) = \alpha_1 \, \tfrac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} y_1(t) + \alpha_2 \, \tfrac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} y_2(t)$

Beispiel Superposition

I. Ausgang ableiten

$$rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}y(t) = lpha_1\,rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}y_1(t) + lpha_2\,rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}y_2(t)$$

II. Einzelantworten einsetzen

$$rac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}y(t) = lpha_1\left(-k\,y_1(t) + u_1(t)
ight) + lpha_2\left(-k\,y_2(t) + u_2(t)
ight)$$

III. Erwartbare Gesamtantwort einsetzen

$$-k y(t) + u(t) = a_1 (-k y_1(t) + u_1(t)) + a_2 (-k y_2(t) + u_2(t))$$

IV. Überlagerung der Eingänge einsetzen

$$-k\left(\alpha_{1}\,y_{1}(t)+\alpha_{2}\,y_{2}(t)\right)+\alpha_{1}\,u_{1}(t)+\alpha_{2}\,u_{2}(t)=\alpha_{1}\left(-k\,y_{1}(t)+u_{1}(t)\right)+\alpha_{2}\left(-k\,y_{2}(t)+u_{2}(t)\right)$$

fertig! → Warum ist die Linearität so eine wichtige Eigenschaft?

Ausblendeigenschaft 1/2

Die Ausblendeigenschaft des Dirac-Impulses brauchen wir später - deswegen hier die Herleitung.

Es wird das Integral analysiert:

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \delta(t) \mathrm{d}t$$

Wir ersetzen $\delta(t)$ durch einen Rechteckimpuls:

$$x(t) = egin{cases} rac{1}{T_0} & 0 \leq t < T_0 \ 0 & \mathsf{sonst} \end{cases}$$

Es ergibt sich:

$$egin{split} \int_0^{T_0} f(t) rac{1}{T_0} \mathrm{d}t &= rac{1}{T_0} \int_0^{T_0} f(t) \mathrm{d}t \ &= rac{F(T_0) - F(0)}{T0} \end{split}$$

Ausblendeigenschaft 2/2

Die Rechteckbreite T_0 wird reduziert $T_0 o 0$:

$$\lim_{T_0 o 0}igg(rac{F(T_0)-F(0)}{T0}igg)=f(0) \qquad ext{es folgt:} \qquad \int_{-\infty}^{+\infty}f(t)\delta(t)\mathrm{d}t=f(0)$$

Für verschobene Dirac-Impulse gilt:

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \delta(t-\tau) \mathrm{d}t = f(\tau) \qquad \text{wechsel } t \text{ und } \tau \qquad \boxed{\int_{-\infty}^{+\infty} f(\tau) \delta(\tau-t) \mathrm{d}\tau = f(t)}$$

Das ist die Ausblendeigenschaft in der benötigten Form.

Übergang zur Faltung

Einführung Schreibweise nach: [1]

$$u(t) \longrightarrow \boxed{ ext{lin. Sys } \mathcal{S}} \longrightarrow y(t) \qquad ext{wird zu} \qquad y(t) = \mathcal{S}\{u(t)\}$$

Für den Spezialfall Gewichtsfunktion: $g(t) = \mathcal{S}\{\delta(t)\}$

Mit der Ausblendeigenschaft des Dirc-Impulses:

$$u(t) = \int\limits_{-\infty}^{+\infty} u(au) \cdot \delta(t- au) \mathrm{d} au \quad ext{kann man schreiben:} \quad y(t) = \mathcal{S} \Biggl\{ \int\limits_{-\infty}^{+\infty} u(au) \cdot \delta(t- au) \mathrm{d} au \Biggr\}$$

Im Integral hängt nur $\delta(t-\tau)$ von t ab; die Werte $u(\tau)$ sind bezüglich t nur Gewichtsfaktoren. Wegen der Linearität des Systems gilt daher

$$y(t) = \int\limits_{-\infty}^{+\infty} u(au) \cdot \mathcal{S}\{\delta(t- au)\} \mathrm{d} au \quad \Longrightarrow \quad \boxed{y(t) = \int\limits_{-\infty}^{+\infty} u(au) \cdot g(t- au) \mathrm{d} au}$$

Übergang zur Faltung

Wenn für den Eingang für t < 0 das gilt: u(t) = 0, halbiert sich der Integrationsaufwand:

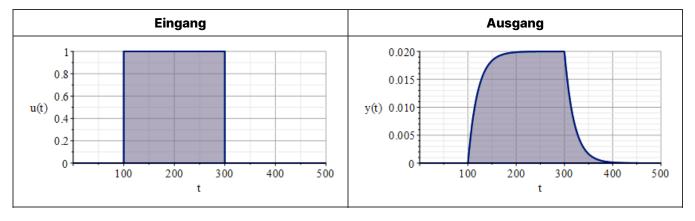
$$y(t) = \int\limits_0^{+\infty} u(au) \cdot g(t- au) \mathrm{d} au$$

Noch einfacher wird es, wenn für t < 0 die Gewichtfunktion null ist: g(t) = 0. In diesem Fall spricht man von kausalen Systemen (<u>Kausalität</u>) und die Faltung reduziert sich auf:

$$y(t) = \int\limits_0^t u(au) \cdot g(t- au) \mathrm{d} au$$

Beispiel für die Überlagerung

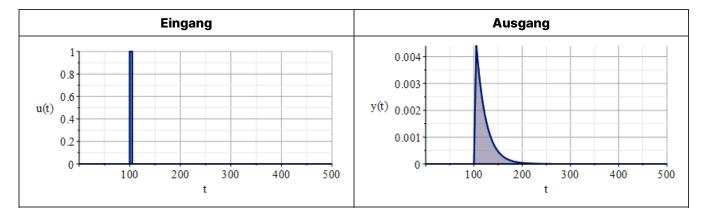
Rechteck am Fahrzeugmodell:



$$y(t) = rac{ heta(t-100)}{50} \Big(1 - \mathrm{e}^{rac{t-100}{20}} \Big) - rac{ heta(t-300)}{50} \Big(1 - \mathrm{e}^{rac{t-300}{20}} \Big)$$

Beispiel für die Überlagerung

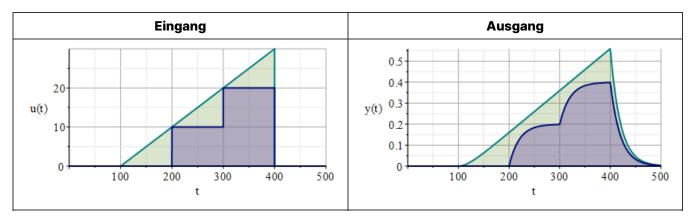
Schmaler rechteckförmiger Impuls



$$y(t) = rac{ heta(t-100)}{50} \left(1 - \mathrm{e}^{rac{t-100}{20}}
ight) - rac{ heta(t-105)}{50} \left(1 - \mathrm{e}^{rac{t-105}{20}}
ight)$$

Beispiel für die Überlagerung

Approximationen 1/



$$\begin{split} y(t) = & \frac{\theta(t-200)}{5} \left(1 - \mathrm{e}^{\frac{t-200}{20}} \right) - \frac{\theta(t-300)}{5} \left(1 - \mathrm{e}^{\frac{t-300}{20}} \right) \\ & + \frac{\theta(t-300)}{2.5} \left(1 - \mathrm{e}^{\frac{t-300}{20}} \right) - \frac{\theta(t-400)}{2.5} \left(1 - \mathrm{e}^{\frac{t-400}{20}} \right) \end{split}$$

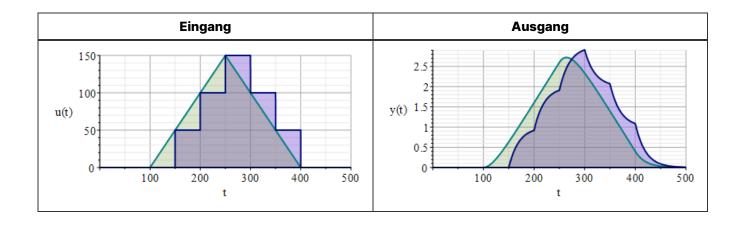
zusammengefasst:

$$y(t) = rac{ heta(t-200)}{5} \Big(1 - \mathrm{e}^{rac{t-200}{20}}\Big) + rac{ heta(t-300)}{5} \Big(1 - \mathrm{e}^{rac{t-300}{20}}\Big) - rac{ heta(t-400)}{2.5} \Big(1 - \mathrm{e}^{rac{t-400}{20}}\Big)$$

Beispiel für die Überlagerung

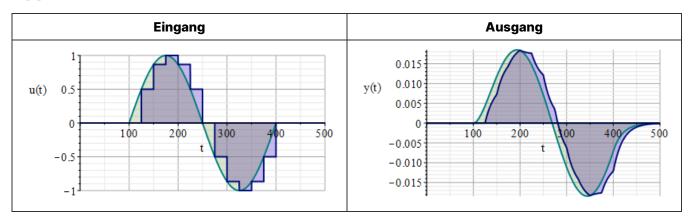
Approximationen 2/

Eingang	Ausgang
---------	---------



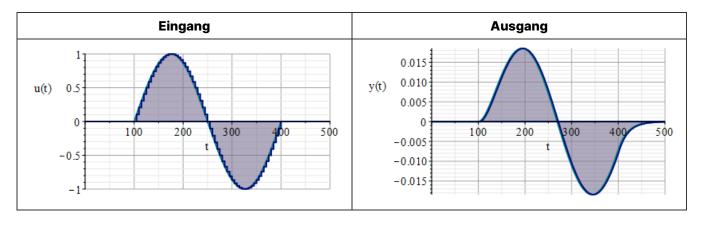
Beispiel für die Überlagerung

Approximationen 3/



Beispiel für die Überlagerung

Approximationen 4/



Hinweise

- Die Impulsantwort g(t) charakterisiert ein lineares zeitinvariantes System vollständig.
- Bei linearen Systemen ist die Impulsantwort g(t) die zeitliche Ableitung der Sprungantwort h(t).
- 1. Girod, Bernd: "Einführung in die Systemtheorie: Signale und Systeme in der Elektrotechnik und Informationstechnik"; 2003; DOI: 10.1007/978-3-322-99346-5; ISBN: 978-3-322-99346-5 ←