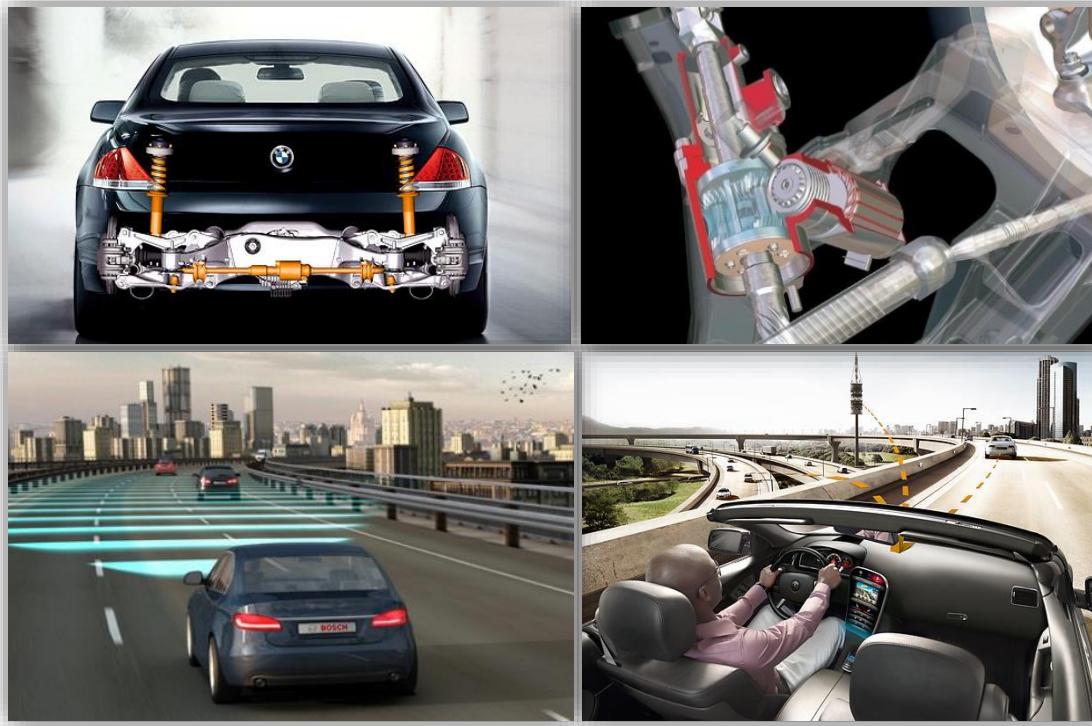


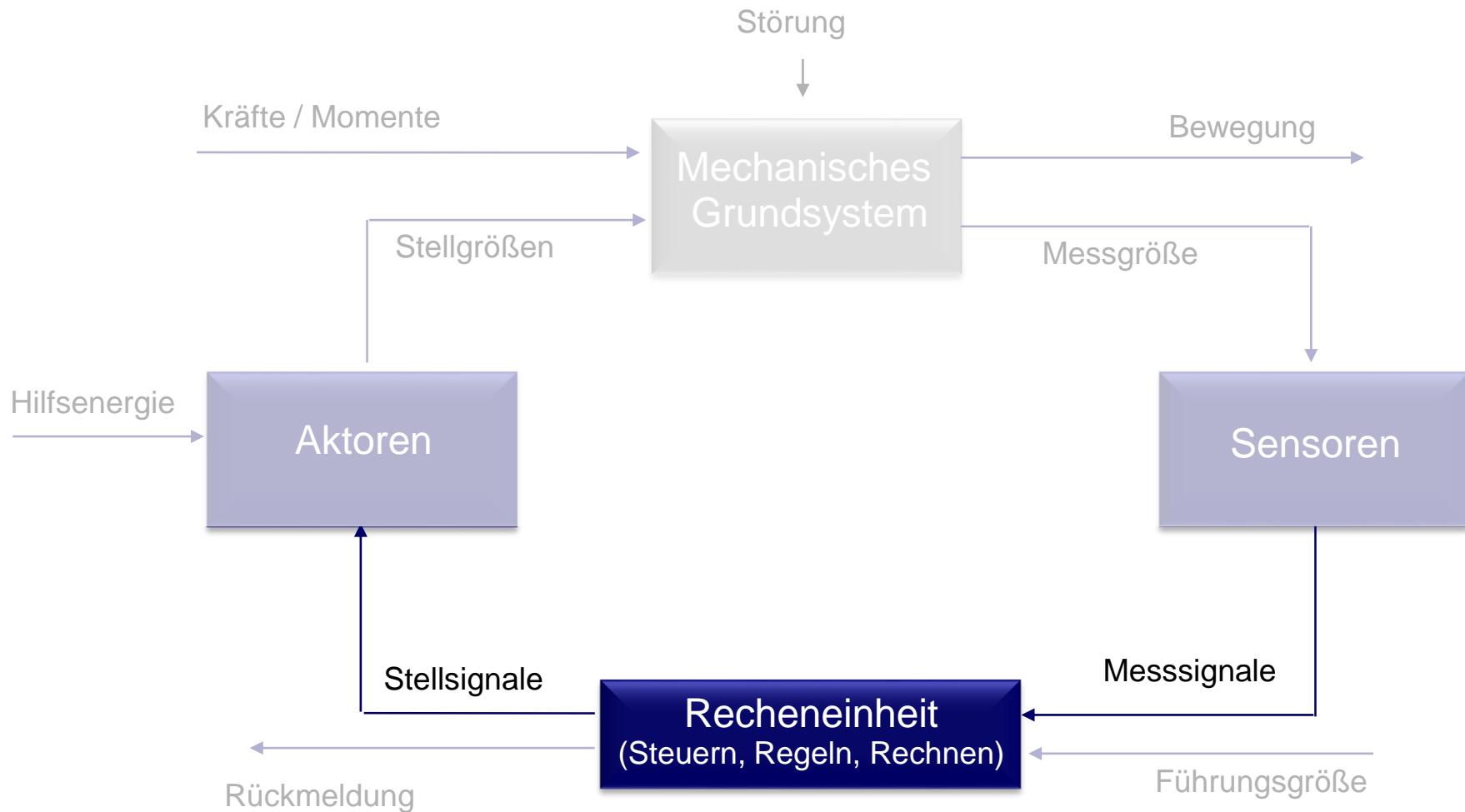
Fahrzeugmechatronik I

Signalverarbeitung



**Prof. Dr.-Ing. Steffen Müller
M. Sc. Jochen Gallep et al.
Fachgebiet Kraftfahrzeuge • Technische Universität Berlin**

Übersicht Mechatronisches System



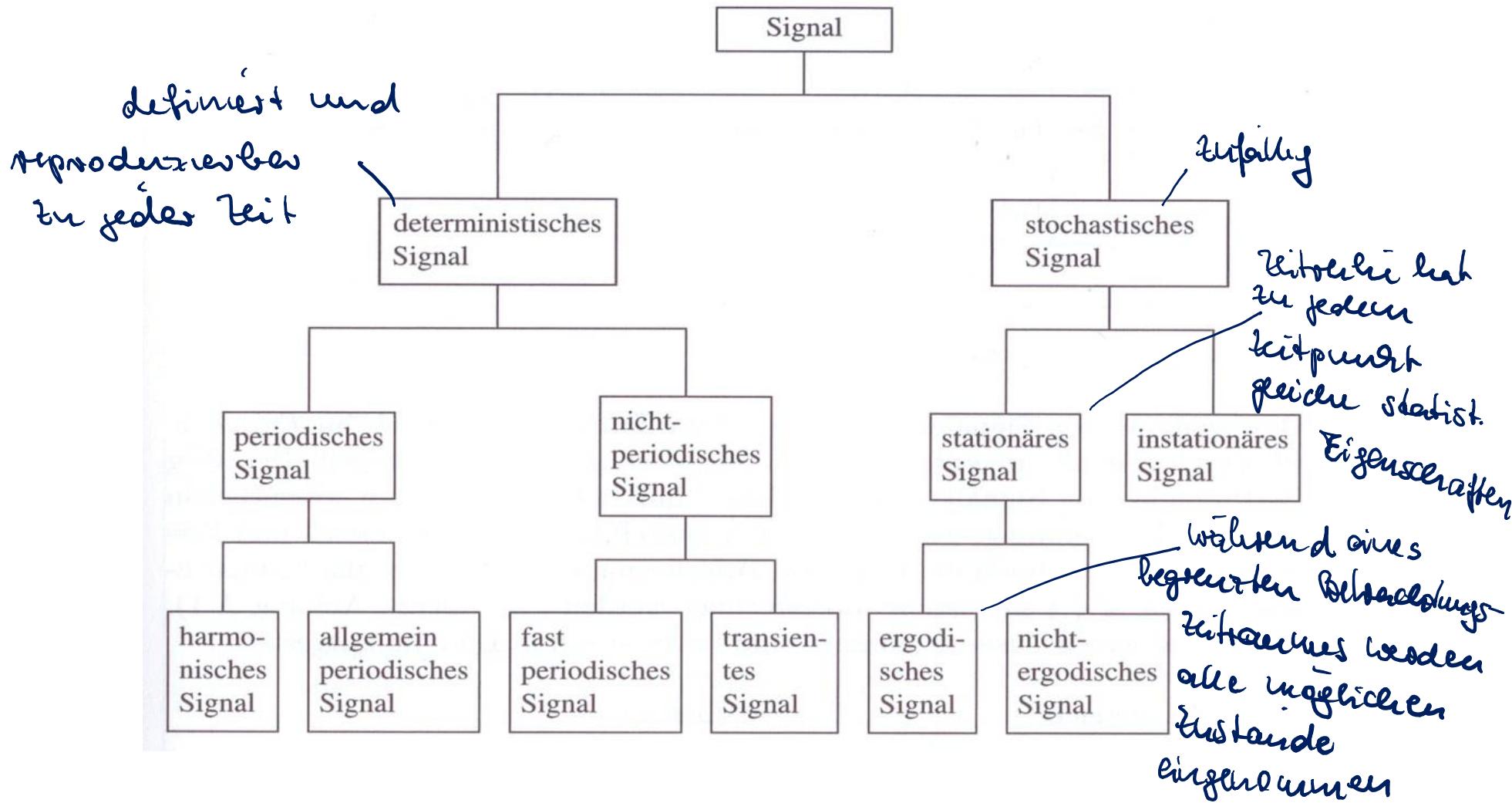
Übersicht

Definition Signal und Signalverarbeitung

Der Begriff „Signal“ kennzeichnet eine zeitveränderliche, **informationstragende Messgröße**. Signale werden in unterschiedliche **Klassen** eingeteilt und können durch **Kennwerte oder Kennfunktionen** beschrieben werden.

Unter dem Begriff **Signalverarbeitung** sind alle Bearbeitungsschritte zusammengefasst, die das Ziel haben, **Informationen aus einem Signal zu extrahieren** oder **für die Übertragung vorzubereiten**.

Übersicht Klassifizierung von Signalen



Übersicht

Inhalte

- Statistische Kenngrößen und –funktionen
- Kennfunktionen - Ausgleichsrechnung
- Numerisches Glätten
- Digitale Filterung

Statistische Kennwerte und -funktionen

Kennwerte

1. Schätzwert für den Erwartungswert -
Arithmetisches zw. ein Mittelwert \bar{x}

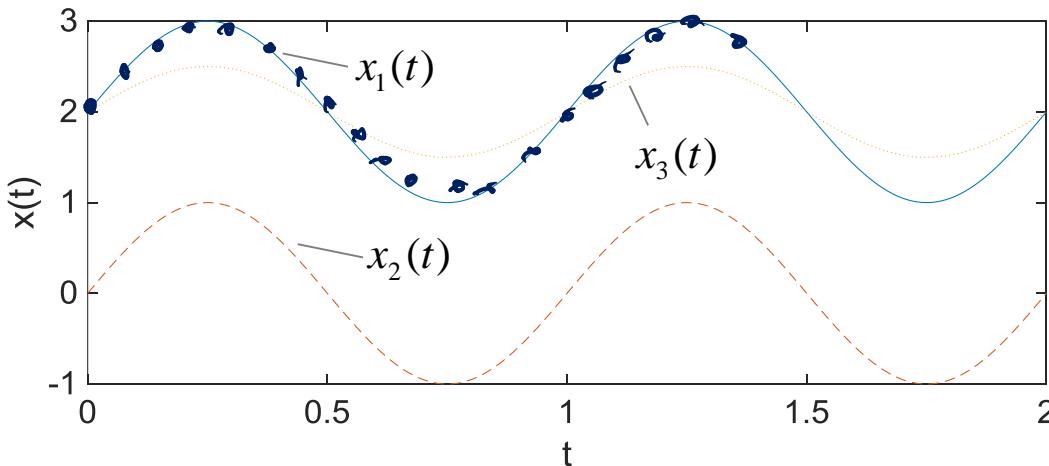
Discret

$$\bar{x} = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^N x_n$$

Stetig

$$\bar{x} = \frac{1}{T} \int_0^T x(t) dt$$

Beispiel



bsp

$$i=1,3 \quad \bar{x}_i = 2$$

$$i=2 \quad \bar{x}_i = 0$$

Statistische Kennwerte und -funktionen

Kennwerte

2. Maß für die Streuung - Varianz σ_x^2

Discret

$$\sigma_x^2 = \frac{1}{N} \sum_{n=1}^N (x_n - \bar{x})^2$$

Stetig

$$\sigma_x^2 = \frac{1}{T} \int_0^T (x(t) - \bar{x})^2 dt$$

Bsp: $\sigma_{x_i}^2 = \frac{1}{T} \int_0^T \sin^2\left(\frac{2\pi}{T}t\right) dt$

für $i=1,2$

$$= \frac{1}{T} \frac{1}{2} \left[t - \frac{1}{2\pi} \sin \frac{2\pi t}{T} \cos \frac{2\pi t}{T} \right]_0^T = \begin{cases} \frac{1}{2} & \text{für } i=1,2 \\ \frac{1}{8} & \text{für } i=3 \end{cases}$$

3. Standardabweichung σ_x

$$\sigma_x = \sqrt{\sigma_x^2}$$

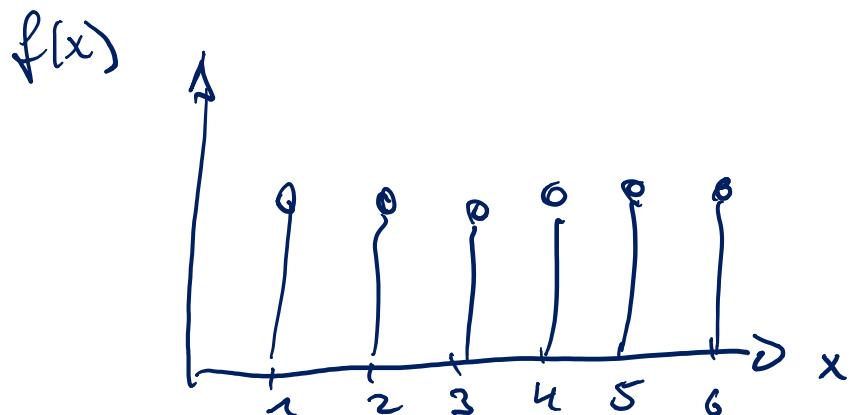
Statistische Kennwerte und -funktionen

Kennfunktionen

4. Häufigkeits - bzw. Wahrscheinlichkeitsfunktion/-verteilungs
Dichtefunktion $f(x)$

$f(x)$ beschreibt die Wahrscheinlichkeit, dass die
Zufallsvariable X den Wert x annimmt.

Bsp.: Bei einem Würfel gilt $f(x) = \frac{1}{6}$



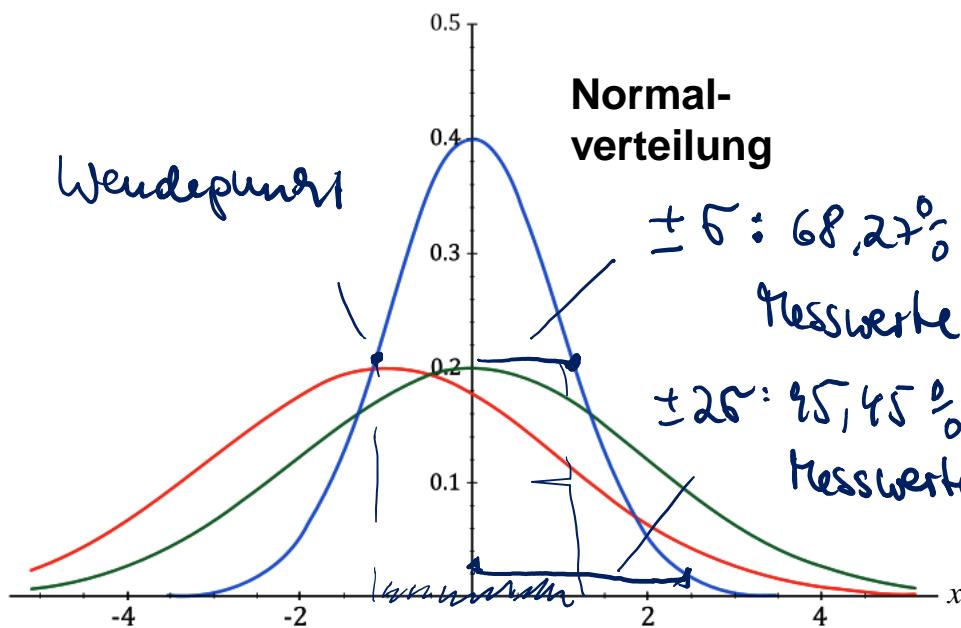
Dabei gilt immer

$$\int_{-\infty}^{\infty} f(x) dx = 1$$

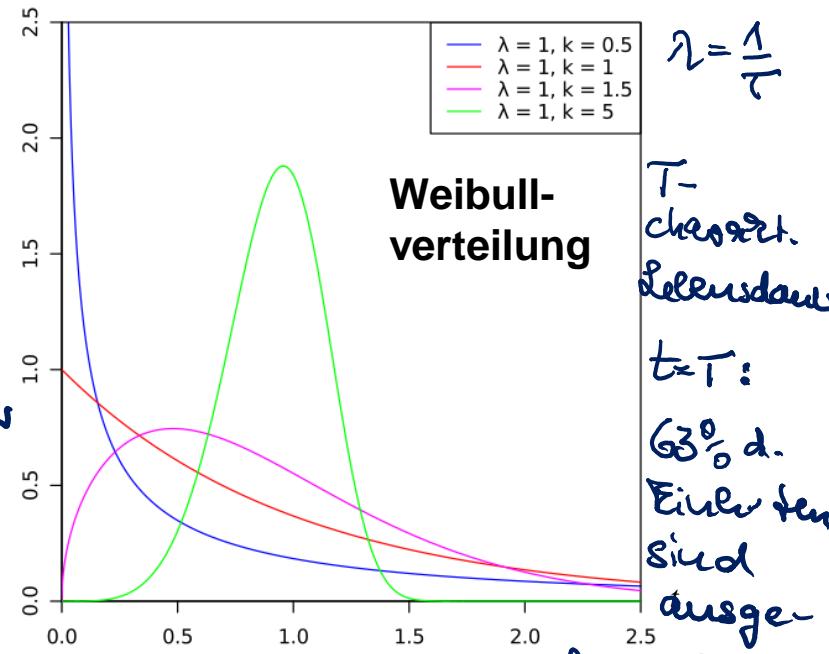
Statistische Kennwerte und -funktionen

Kennfunktionen

Beispiele für Dichtefunktionen



$$f(x) = \frac{1}{\sigma\sqrt{2\pi}} e^{-\frac{1}{2} \left(\frac{x-\mu}{\sigma}\right)^2}$$



$$f(t) = \frac{k}{\lambda^k} t^{k-1} e^{-(t/\lambda)^k}$$

Übersicht

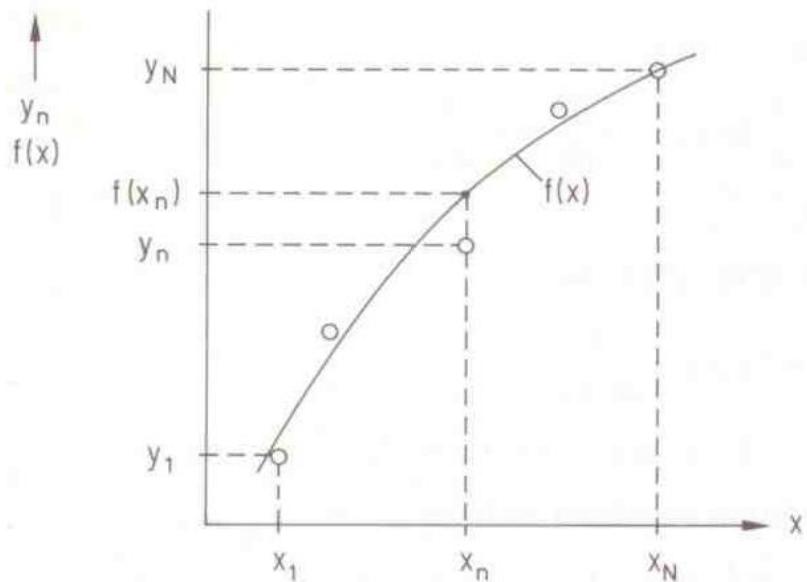
Inhalte

- Statistische Kenngrößen und –funktionen
- Kennfunktionen - Ausgleichsrechnung
- Numerisches Glätten
- Digitale Filterung

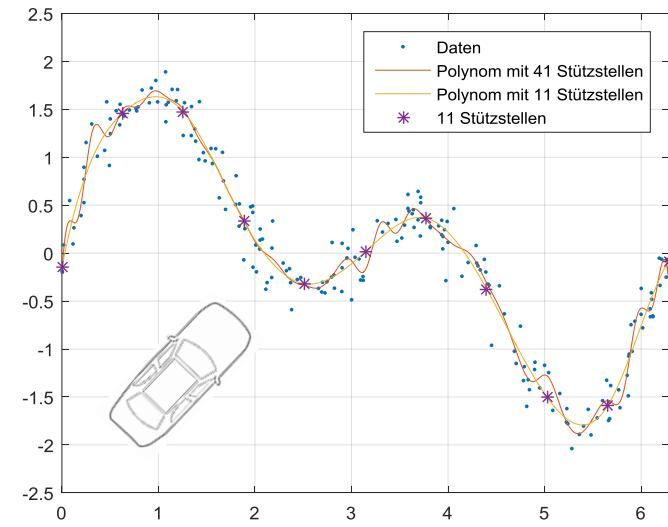
Ausgleichsrechnung

Einführung

Gegeben seien Wertepaare (x_n, y_n) , wobei der Zählparameter n von 1 bis N läuft. Durch die insgesamt N Wertepaare ist eine Kennfunktion $f(x)$ zu legen, so dass der Zusammenhang zwischen x_n und y_n analytisch angegeben werden kann.



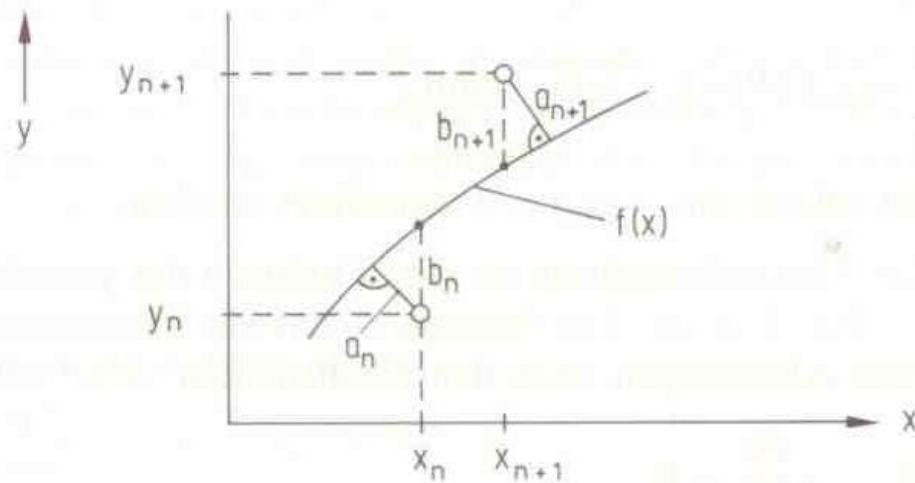
Beispiel: Trajektorienplanung



Ausgleichsrechnung

Einführung

Ermittlung der Ausgleichskurve
 $f(x)$ d.h.



(1) L_1 -Approximation

(1) L_1 -Approximation

$$\sum_{n=1}^N |f(x_n) - y_n| \stackrel{!}{=} \min$$

(2) L_2 -Approximation, Methode
der kleinsten Fehlerquadrate

$$\sum_{n=1}^N (f(x_n) - y_n)^2 \stackrel{!}{=} \min$$

$$\max |f(x_n) - y_n| \stackrel{!}{\leq} D$$

Ausgleichsrechnung

Ausgleichspolynom – Method. d. kl. Fehlerq.

Ausgangspunkt sei ein Ausgleichspolynom 3. Grades

$$f(x) = a + bx + cx^2 + dx^3$$

Für die Residuen r_n gilt

$$r_n = f(x_n) - y_n$$

Dann ergibt die Methode der kleinsten Fehlerquadrate

$$S = \sum_{n=1}^N w_n(x_n) (f(x_n) - y_n)^2 \xrightarrow{\text{Min}} \text{Wahl: 1}$$

Ausgleichsrechnung

Ausgleichspolynom – Method. d. kl. Fehlerq.

$S(a, b, c, d)$ hat ein Extremum g*ü*

$$\frac{\partial S}{\partial a} = 0 = \sum_{n=1}^N 2 (a + bx_n + cx_n^2 + dx_n^3 - y_n) 1$$

$$\frac{\partial S}{\partial b} = 0 = \sum_{n=1}^N 2 (-a -) x_n$$

$$\frac{\partial S}{\partial c} = 0 = \sum_{n=1}^N 2 (-a -) x_n^2$$

$$\frac{\partial S}{\partial d} = 0 = \sum_{n=1}^N 2 (-a -) x_n^3$$

* Es lässt sich zeigen, dass dies Extremum ein Minimum (s. Schriker, S. 75)

Ausgleichsrechnung

Ausgleichspolynom – Method. d. kl. Fehlerq.

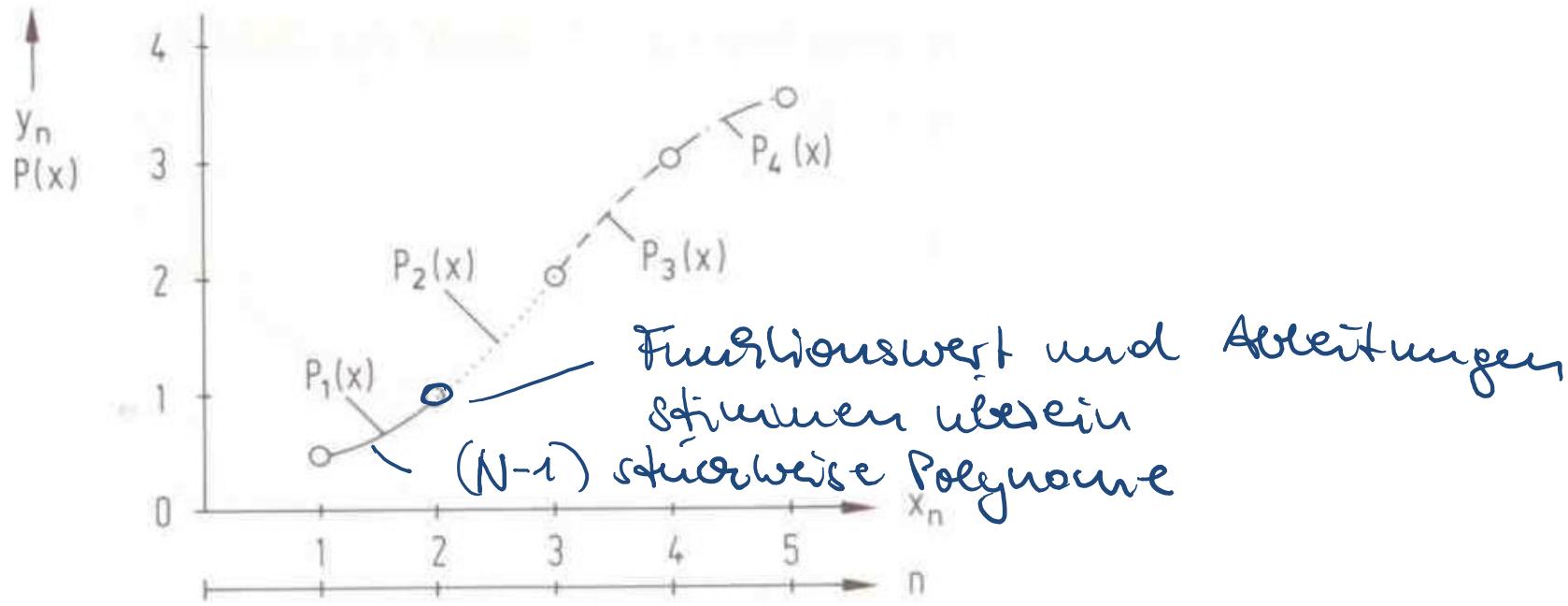
a, b, c und d folgen dann aus

$$\begin{bmatrix} N & \sum x_n & \sum x_n^2 & \sum x_n^3 \\ \sum x_n & \sum x_n^2 & \sum x_n^3 & \sum x_n^4 \\ \sum x_n^2 & \sum x_n^3 & \sum x_n^4 & \sum x_n^5 \\ \sum x_n^3 & \sum x_n^4 & \sum x_n^5 & \sum x_n^6 \end{bmatrix} \begin{Bmatrix} a \\ b \\ c \\ d \end{Bmatrix} = \begin{Bmatrix} \sum y_n \\ \sum x_n y_n \\ \sum x_n^2 y_n \\ \sum x_n^3 y_n \end{Bmatrix}$$

Falls Ausgleich durch Polynome 3. Ordnung unzureichend:

Ausgleichspolynome höherer Ordnung neigen zu
Welligkeiten und großen Abweichungen zwischen den
Stützstellen -> **Ausgleich durch Splines**

Ausgleichsrechnung Splines



Wird ein Polynom 3. Grades zwischen x_n und x_{n+1} eingeschoben

$$P_n(x) = a_n + b_n(x - x_n) + c_n(x - x_n)^2 + d_n(x - x_n)^3$$

für $x_n \leq x \leq x_{n+1}$ und $n=1, 2, \dots, N-1$

Ausgleichsrechnung

Splines

Mit $\Delta x_n = x_{n+1} - x_n$ ergibt sich an den Knotenstellen,

$$P_n(x_n) = a_n = y_n$$

$$P_n(x_{n+1}) = a_n + b_n \Delta x_n + c_n \Delta x_n^2 + d_n \Delta x_n^3 = y_{n+1}$$

$$P_n'(x_n) = b_n = y_n'$$

$$P_n'(x_{n+1}) = b_n + 2c_n \Delta x_n + 3d_n \Delta x_n^2 = y_{n+1}'$$

$$P_n''(x_n) = 2c_n = y_n''$$

$$P_n''(x_{n+1}) = 2c_n + 6d_n \Delta x_n = y_{n+1}''$$

Ausgleichsrechnung Splines

a_n, b_n, c_n und d_n lassen sich durch die gegebenen Stützwerte und die noch unbekannten 2. Ableitungen ausdrücken

$$\textcircled{1} \quad a_n = y_n$$

$$\textcircled{4} \quad b_n = \frac{1}{h_n} (y_{n+1} - y_n) - \frac{1}{6} h_n (y''_{n+1} + 2y''_n)$$

$$\textcircled{2} \quad c_n = \frac{1}{2} y''_n$$

$$\textcircled{3} \quad d_n = \frac{1}{6h_n} (y''_{n+1} - y''_n)$$

Ausgleichsrechnung Splines

Forderung:

$$P'_{n-1}(x_n) = P'_n(x_n) \Rightarrow \text{für } y''_n$$

für $n=2, \dots, N-1$

Einsetzen liefert

$$P'_n(x_{n+1}) = \frac{1}{h_n} (y_{n+1} - y_n) + \frac{1}{6} h_n (2y''_{n+1} + y''_n)$$

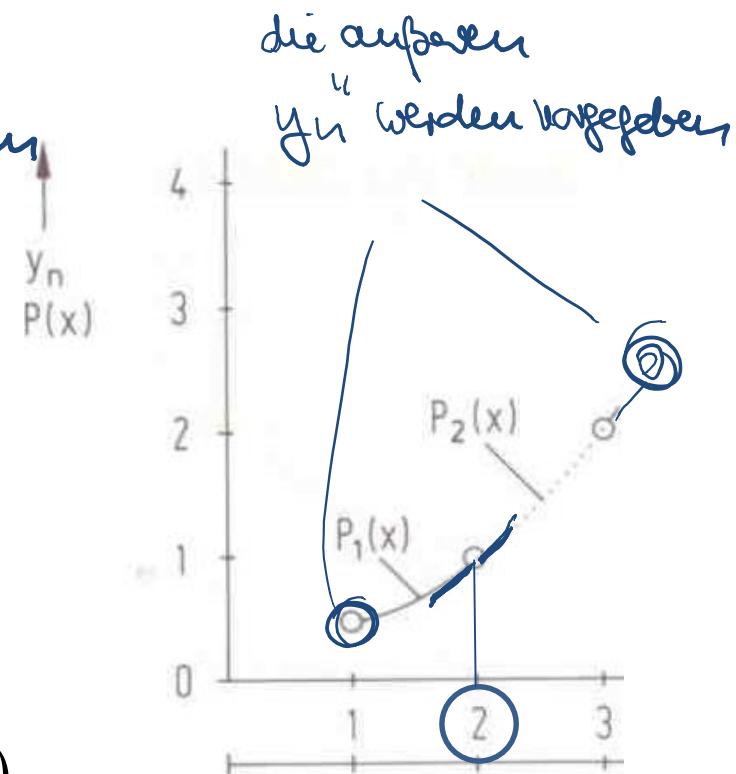
und somit

$$P'_{n-1}(x_n) = \frac{1}{h_{n-1}} (y_n - y_{n-1}) + \frac{1}{6} h_{n-1} (2y''_n + y''_{n-1})$$

Außerdem

$$P'(x_n) = b_n = \frac{1}{h_n} (y_{n+1} - y_n) - \frac{1}{6} h_n (y''_{n+1} + 2y''_n)$$

($N-2$) Gleichungen



Übersicht

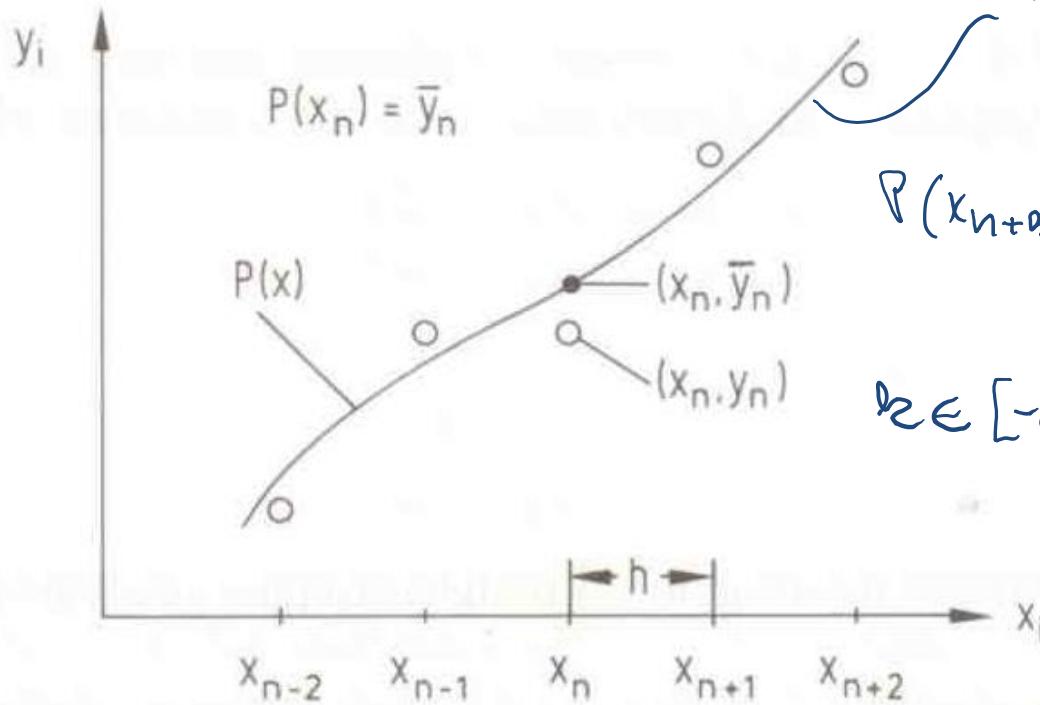
Inhalte

- Statistische Kenngrößen und –funktionen
- Kennfunktionen - Ausgleichsrechnung
- Numerisches Glätten
- Digitale Filterung

Numerisches Glätten

Ausgleichspolynom

Sollen **verstreute Messwerte** y_n weiterverarbeitet werden ist es sinnvoll, diese **vor einer Weiterverarbeitung zu glätten**, d.h. auszumitteln.



z.B. Ausgleichspolynom
3. Grades durch 5 Punkte

$$P(x_{n+2}) = a + b(x_{n+2} - x_n) + c(x_{n+2} - x_n)^2 + d(x_{n+2} - x_n)^3$$
$$k \in [-2, 2]$$

mit .

$$P(x_n) = a = \bar{y}_n$$

Numerisches Glätten

Ausgleichspolynom

Im Sinne der Methode der kleinsten Fehlerquadrate

$$S_n = \sum_k (P(x_{n+k}) - y_{n+k})^2$$

und mit

$$\frac{\partial S_n}{\partial a} = 0, \dots \quad \text{und} \quad x_k = x_{n+k} - x_n$$

folgt

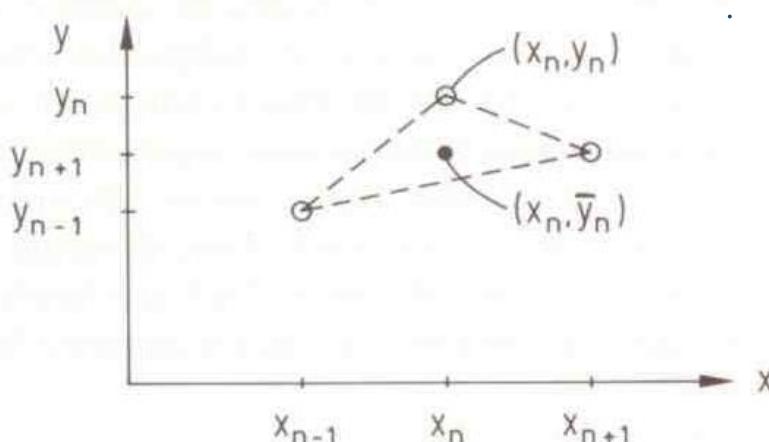
$$\begin{bmatrix} \sum_k 1 & \sum_k x_k & \sum_k x_k^2 & \sum_k x_k^3 \\ \sum_k x_k & \sum_k x_k^2 & \sum_k x_k^3 & \sum_k x_k^4 \\ \sum_k x_k^2 & \sum_k x_k^3 & \sum_k x_k^4 & \sum_k x_k^5 \\ \sum_k x_k^3 & \sum_k x_k^4 & \sum_k x_k^5 & \sum_k x_k^6 \end{bmatrix} \begin{Bmatrix} a \\ b \\ c \\ d \end{Bmatrix} = \begin{Bmatrix} \sum_k y_{n+k} \\ \sum_k x_k y_{n+k} \\ \sum_k x_k^2 y_{n+k} \\ \sum_k x_k^3 y_{n+k} \end{Bmatrix}$$

Numerisches Glätten

Ausgleichspolynom

Für eine Ausgleichsgerade durch 3 Punkte folgt dann z.B.

$$\begin{bmatrix} 3 & 0 \\ 0 & 2\Delta x^2 \end{bmatrix} \begin{Bmatrix} a \\ b \end{Bmatrix} = \begin{Bmatrix} y_{n-1} + y_n + y_{n+1} \\ \dots \end{Bmatrix} \Rightarrow \bar{y}_n = a = \frac{y_{n-1} + y_n + y_{n+1}}{3}$$



Für zweimaliges Glätten

$$\tilde{y}_n = \frac{\bar{y}_{n-1} + \bar{y}_n + \bar{y}_{n+1}}{3}$$

= ...

Übersicht

Inhalte

- Statistische Kenngrößen und –funktionen
- Kennfunktionen - Ausgleichsrechnung
- Numerisches Glätten
- Digitale Filterung

Digitales Filter

Nichtrekursive Filter

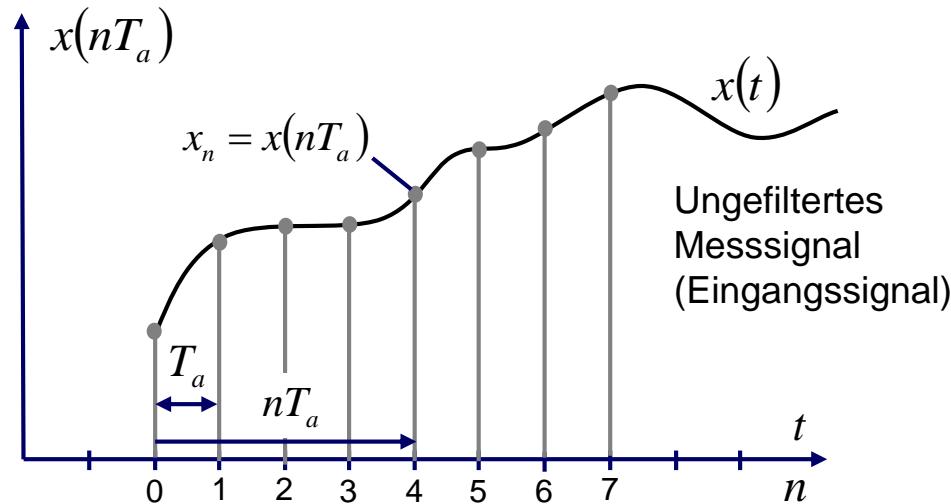
Bei nichtrekursiven Filtern **hängt das Ausgangssignal des Filters nur von den Eingangssignalen ab**, nicht von den zurückliegenden Werten des Ausgangssignals (rekursive Filter).

Wegen dieser fehlenden Rückkopplung kann das nichtrekursive Filter nicht schwingen, es ist **immer stabil** und hat hierdurch eine **endliche Impulsantwort**.

Es wird daher auch als **Finite Impulse Response (FIR)** Filter bezeichnet.

Digitales Filter

Nichtrekursive Filter



Ausatz

Filter

$y_n = a_0 x_n + a_1 x_{n-1} + \dots + a_N x_{n-N} = \sum_{k=0}^N a_k x_{n-k}$ N-ter Ordnung

bzw. im folgenden aus rechentechnischen Gründen

Filter

$y_n = a_{-N} x_{n+N} + a_{-N+1} x_{n+N-1} + \dots + a_N x_{n-N} = \sum_{k=-N}^N a_k x_{n-k}$ N-ter Ordnung

Digitales Filter

Nichtrekursive Filter

Für die Ermittlung der Übertragungsfunktion sei

$$x(t) = e^{j\omega t} \quad \text{d.h.} \quad x(nT_a) = e^{j\omega nT_a}$$

Für die Antwort des Filters folgt

$$y_n = \sum_{k=-N}^N a_k e^{j\omega(n-k)T_a}$$



Die diskrete Übertragungsfunktion ist dann

$$G_d(j\omega) = \frac{y_n}{x(nT_a)} = \sum_{k=-N}^N a_k e^{-j\omega k T_a}$$

Digitales Filter

Nichtrekursive Filter

Eigenschaften des diskreten Übertragungsfunktion

(A) $G_d(j\omega)$ ist periodisch mit $\bar{\omega} = \frac{2\pi}{T_a}$

Zeh.: $G_d(j\omega) = G_d\left(j\left(\omega + \frac{2\pi}{T_a}\right)\right)$

Bew.: $G_d\left(j\left(\omega + \frac{2\pi}{T_a}\right)\right) = \sum_{q=-N}^N q e^{-j\left(\omega + \frac{2\pi}{T_a}\right)q T_a}$

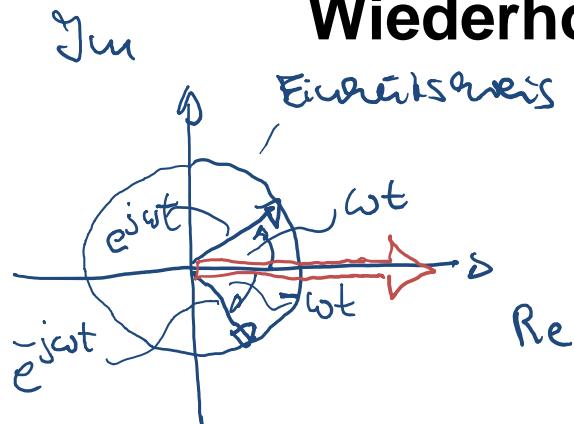
↓
 $e^{-j\omega q T_a} \cdot e^{-j\frac{2\pi}{T_a}q} \quad \text{q.e.d.}$

(B) $G_d(j\omega)$ kann als Fourierreihenentwicklung im Frequenzbereich interpretiert werden

Digitales Filter

Nichtrekursive Filter

Wiederholung: Fourier-Reihenentwicklung im Zeitbereich



$$f(t) \approx \sum_{k=-K}^K c_k e^{jk\omega_0 t}$$

$$c_k = \frac{1}{T_0} \int_{-\frac{T_0}{2}}^{\frac{T_0}{2}} f(t) e^{-jk\omega_0 t} dt$$

$$G_d(j\omega) = \sum_{k=-N}^N a_k e^{-jkT_a \omega}$$

$$\text{Also: } T_0 \stackrel{!}{=} \frac{2\pi}{T_a}$$

Somit

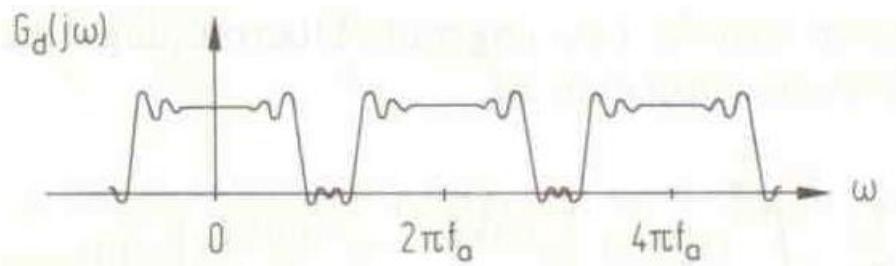
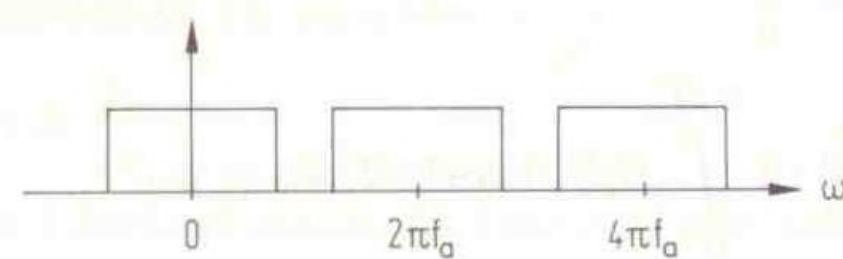
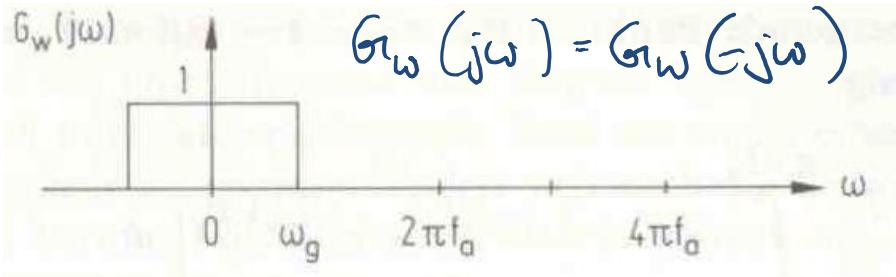
$$g_d = \frac{T_a}{2\pi} \int_{-\frac{\pi}{T_a}}^{\frac{\pi}{T_a}} G_d(j\omega) e^{j\omega T_a \omega} d\omega$$

$$= \frac{T_a}{2\pi} \int_0^{\frac{\pi}{T_a}} G_d(j\omega) e^{j\omega T_a \omega} d\omega + \frac{T_a}{2\pi} \int_0^{\frac{\pi}{T_a}} G_d(-j\omega) e^{-j\omega T_a \omega} d\omega$$

Digitales Filter

Nichtrekursive Filter

Beispiel: Tiefpassfilter mit Eckfrequenz ω_g



Die Filterkoeffizienten
ergeben sich aus

$$a_{er} = \frac{T_a}{2\pi} \int_0^{\frac{\pi}{T_a}} G_w(j\omega) \left[e^{j\omega T_a} + e^{-j\omega T_a} \right] d\omega$$
$$= \frac{T_a}{\pi} \int_0^{\frac{\pi}{T_a}} G_w(j\omega) \cos(\omega T_a) d\omega$$

$$= a_{-er}$$

Vielen Dank für Ihre Aufmerksamkeit!