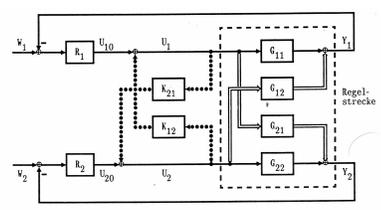


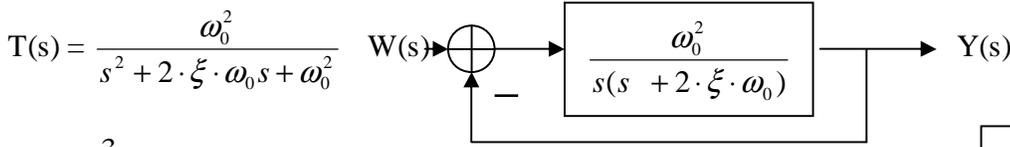
Linearisierung:  $y = f(u) = f(U_0) + \left. \frac{df}{du} \right|_{u=U_0} (u-U_0) + \frac{d^2 f}{du^2} \bigg|_{u=U_0} \frac{(u-U_0)^2}{2} + \dots$

Endwerttheorem:  $y(t \rightarrow \infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot Y(s)$

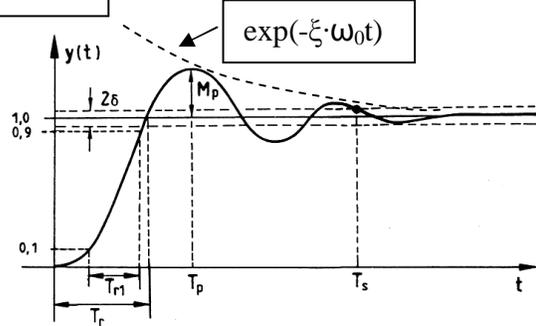
Sprung:  $W(s) = K/s$ ; Rampe  $W(s) = K/s^2$ ;



$K_{21} = -G_{21}/G_{22}$   
 $K_{12} = -G_{12}/G_{11}$

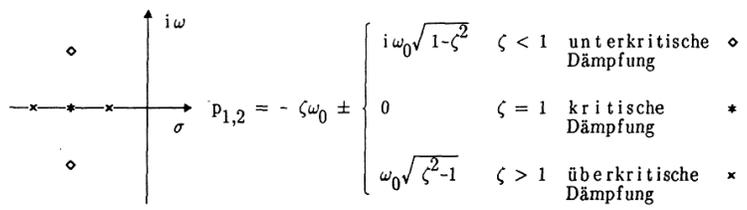


$T_s \approx \frac{3}{\xi \cdot \omega_0}$   
 $M_p = e^{-\frac{\xi \cdot \pi}{\sqrt{1-\xi^2}}} \rightarrow \xi = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\pi}{\ln M_p}\right)^2}}$

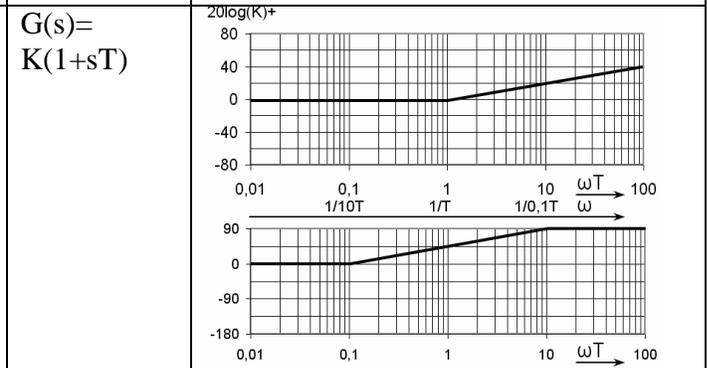
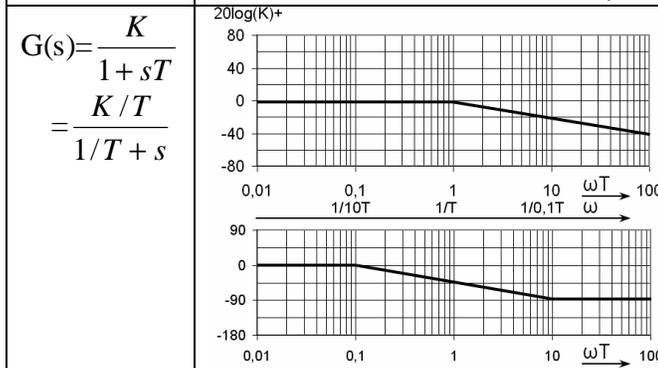
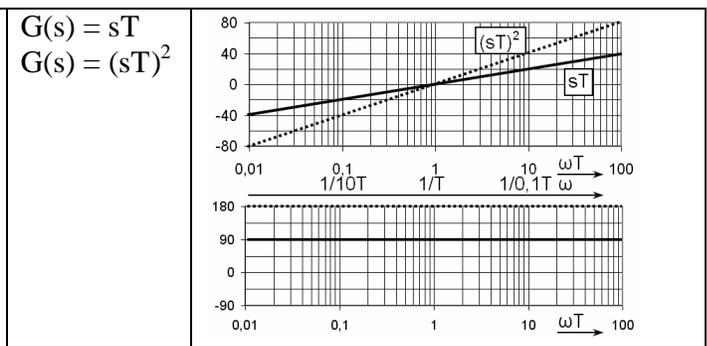
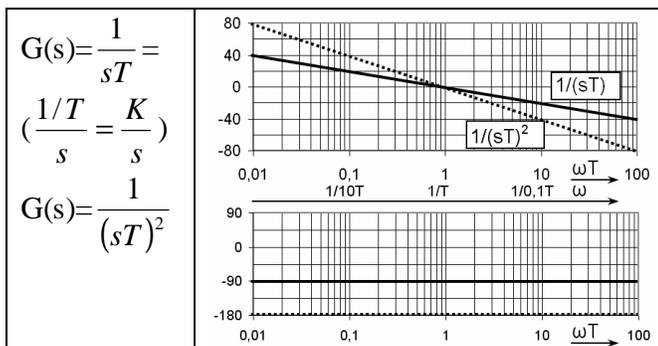


$T_r, T_{r1}$  : Anstiegszeit ('Rise time')  
 $T_p$  : Überschwingzeit ('Peak time')  
 $T_s$  : Einstellzeit ('Settling time')  
 $M_p$  : Max. Überschwingung ('Peak overshoot')

$T_p = \frac{\pi}{\omega_0 \sqrt{1-\xi^2}} \rightarrow \xi = \sqrt{1 - \left(\frac{\pi}{T_p \cdot \omega_0}\right)^2}$   
 $T_r = \frac{1}{\omega_0 \sqrt{1-\xi^2}} \left[ \pi - \arctan\left(\frac{\sqrt{1-\xi^2}}{\xi}\right) \right]$



$\xi \approx 0,01 \varphi_R$   $\varphi_R$  - in Grad -  
 Wenn ein dominantes Polpaar existiert

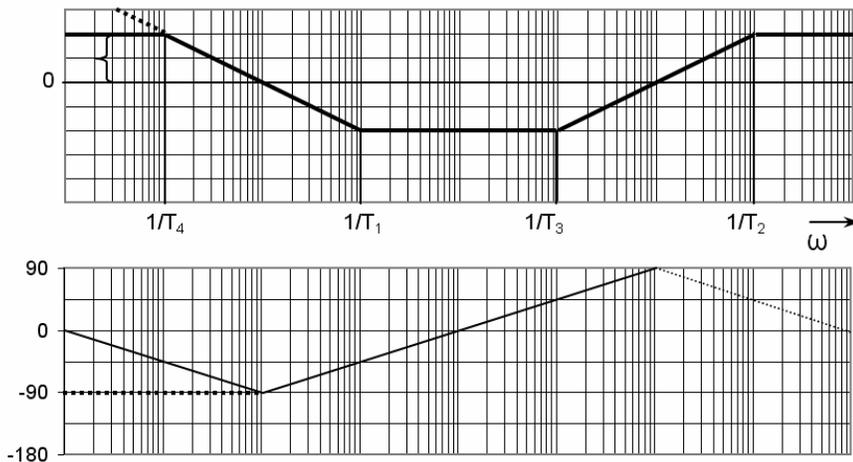


$G(s) = T(s) / [1-T(s)]$   $E(s) = 1-T(s)$

$G(s) = \frac{K(1+sT)}{s}$ <p>(ideal PI-R)</p>		
$G(s) = \frac{K(1+sT_1)}{(1+sT_2)}$ <p><math>T_1 &lt; T_2</math> <math>T_2 = \alpha T_1</math></p> <p>(real PI-R)</p>		$\omega_{MITTE} = \sqrt{\frac{1}{T_1 T_2}} = \frac{1}{T_1 \sqrt{\alpha}} = \frac{\sqrt{\alpha}}{T_2}$ <ol style="list-style-type: none"> <li><math>e(\infty) = f(K) = \text{gegeben. Wert} \rightarrow K</math></li> <li>Bode-D. aufzeichnen für <math>K \cdot G(s)</math></li> <li><math>\varphi_R + 5\% \rightarrow \omega_D</math></li> <li><math>z = -1/T_1 = -0,1 \omega_D</math> - Nullstelle eine Dekade tiefer <math>\omega_D</math></li> <li>Bestimme <math>K_a</math> (Abschwäch. für <math>\omega = \omega_D</math>) <math>\rightarrow \alpha = 10^{ K_a/20 }</math></li> <li><math>p = -1/T_2 = -0,1 \omega_D / \alpha</math></li> </ol>
$G(s) = \frac{K(1+sT_1)}{(1+sT_2)}$ <p><math>T_1 &gt; T_2</math> <math>T_1 = \alpha T_2</math></p> <p>(real PD-R)</p>		$\omega_{MITTE} = \sqrt{\frac{1}{T_1 T_2}} = \frac{1}{T_2 \sqrt{\alpha}} = \frac{\sqrt{\alpha}}{T_1}$ <ol style="list-style-type: none"> <li><math>e(\infty) = f(K) = \text{gegeben. Wert} \rightarrow K</math></li> <li>Bode-D. aufzeichnen für <math>K \cdot G(s)</math></li> <li><math>\varphi_{Add} = \varphi_R + 5\% \rightarrow \alpha = \frac{1 + \sin(\varphi_{ADD})}{1 - \sin(\varphi_{ADD})}</math> <math>\varphi_{ADD} = \arcsin\left(\frac{\alpha-1}{\alpha+1}\right)</math></li> <li><math>\omega_D = \omega</math>, bei der <math>K \cdot G(s) = -10 \log(\alpha)</math></li> <li><math>1/T_2 = \omega_D \cdot \sqrt{\alpha}</math> - Polstelle <math>1/T_1 = \omega_D / \sqrt{\alpha}</math> - Nullstelle</li> </ol>

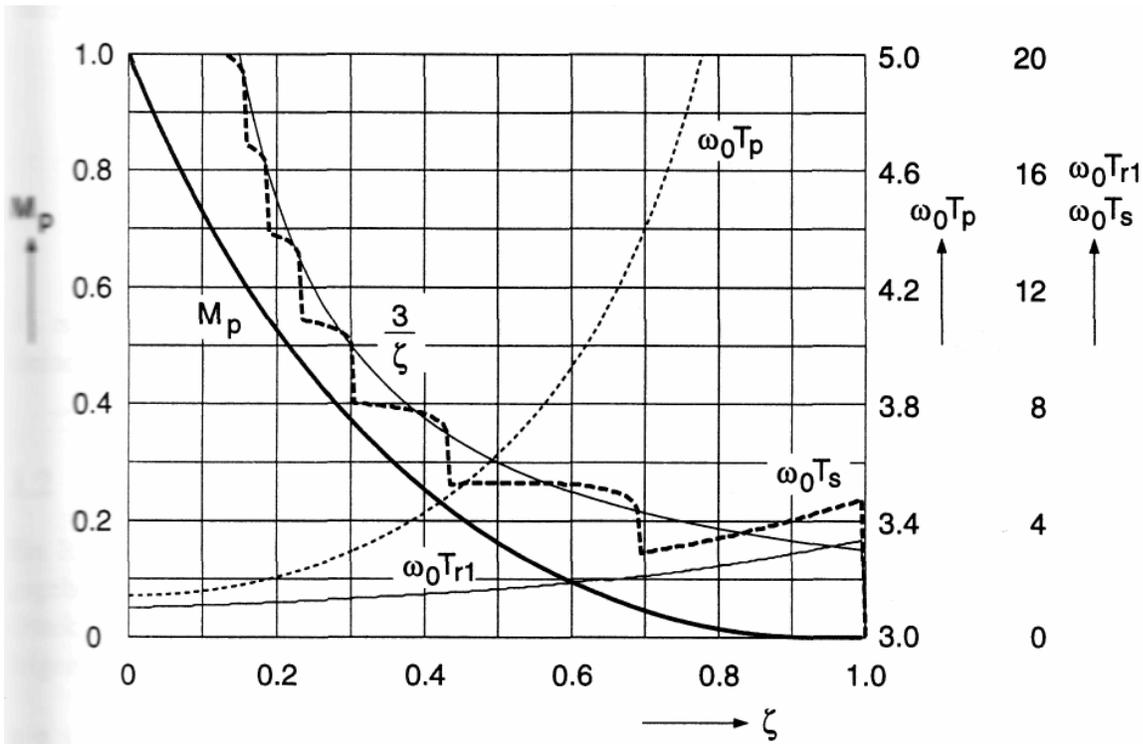
Realer PID-Regler  $G(s) = \frac{K}{s} \cdot (1+sT_1) \cdot \frac{(1+sT_3)}{(1+sT_2)} = \frac{K}{s} \cdot (1+sT_1) \cdot \frac{(1+s \cdot \beta \cdot T_2)}{(1+sT_2)}$   $T_1 > T_3 > T_2$   $\beta > 1$

Modifizierter PID-R  $G(s) = K \cdot \frac{(1+sT_1)}{(1+sT_4)} \cdot \frac{(1+sT_3)}{(1+sT_2)} = K \cdot \frac{(1+sT_1)}{(1+s \cdot \alpha T_1)} \cdot \frac{(1+s \cdot \beta T_2)}{(1+sT_2)}$   $T_4 > T_1 > T_3 > T_2$   $\alpha > 1$



$$G_0(s) = K \frac{\prod_{k=1}^M (s - z_k)}{s^N \cdot \prod_{n=1}^Q (s - p_n)}, \quad M \leq N+Q$$

Systemtyp N	e(t→∞) für W(s)=		
	A/s (sprung)	B/s <sup>2</sup> (Rampe)	C/s <sup>3</sup> (parabole)
0	A/(1+K <sub>0</sub> )	∞	∞
1	0	B/K <sub>0</sub>	∞
2	0	0	C/K <sub>0</sub>



**Fig. 3.6** Maximale Überschwung  $M_p$ , Überschwingzeit  $T_p$ , Anstiegszeit  $T_r$  und Einstellzeit  $T_s$  bei  $\delta = 0,05$  für ein System 2. Ordnung (Gl.3.9)

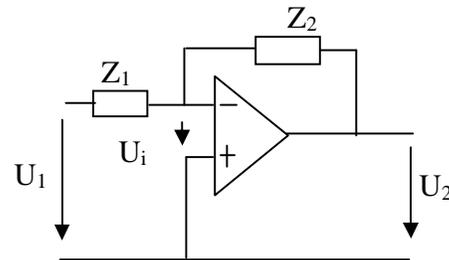
$$e^{j\omega} = \cos(\omega) + j \cdot \sin(\omega)$$

$$-1 = e^{j(2n+1)\pi}, \quad n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

$$e^{a \cdot \ln(b)} = b^a$$

$$\frac{U_1 - U_i}{Z_1} + \frac{U_2 - U_i}{Z_2} = \frac{U_i}{Z_e} \quad \frac{U_2}{U_i} = -A(j\omega)$$

$$(Z_e \rightarrow \infty) \Rightarrow U_i = U_1 \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} + U_2 \frac{Z_1}{Z_1 + Z_2}$$



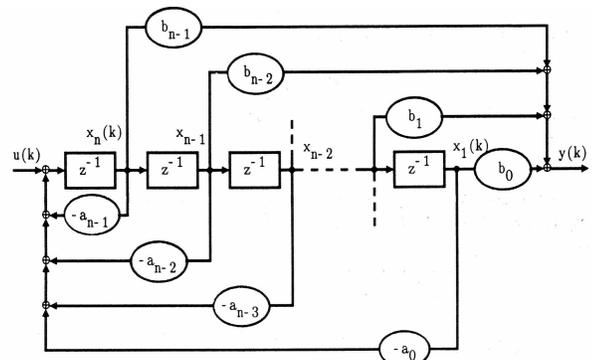
$Z_1$	$Z_2$	$G(s) = -Z_2/Z_1$	
$R_1$	$R_2$	$-R_2/R_1$	P-R
$R_1$	$R_2 + 1/sC_2$	$-\frac{1 + s(R_2 \cdot C_2)}{s(R_1 \cdot C_2)}$	Ideal PI-R
$R_1$	$1/sC_2$	$-1/(sR_1C_2)$	I
$R_1 + 1/sC_1$	$R_2$	$-\frac{s(R_2 \cdot C_1)}{1 + s(R_1 \cdot C_1)}$	
$R_1 + 1/sC_1$	$R_2 + 1/sC_2$	$-\frac{C_1}{C_2} \cdot \frac{1 + s(R_2 \cdot C_2)}{1 + s(R_1 \cdot C_1)}$	$R_2C_2 > R_1C_1$ – real PD-R $R_2C_2 < R_1C_1$ – real PI-R

$$G(z) = \frac{b_0 + b_1 z + \dots + b_{n-1} z^{n-1}}{a_0 + a_1 z + \dots + a_{n-1} z^{n-1} + z^n}$$

### Regelungsnormform

$$x(k+1) \hat{=} \begin{pmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \\ \vdots \\ x_n(k+1) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & & & & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 1 & & & \\ \vdots & & & & \ddots & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & & & & -a_{n-1} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ \vdots \\ 1 \end{pmatrix} u(k)$$

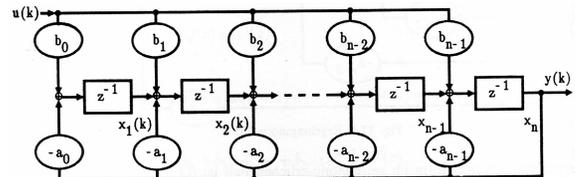
$$y(k) = (b_0, b_1, \dots, b_{n-1}) \begin{pmatrix} x_1(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{pmatrix}$$



### Beobachternormalform

$$\begin{pmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \\ \vdots \\ x_n(k+1) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & \dots & 0 & -a_0 \\ 1 & 0 & 0 & & & -a_1 \\ 0 & 1 & 0 & & & \vdots \\ \vdots & & \ddots & & & \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 & -a_{n-1} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} b_0 \\ b_1 \\ \vdots \\ b_{n-1} \end{pmatrix} u(k)$$

$$y(k) = (0, 0, \dots, 1) \begin{pmatrix} x_1(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{pmatrix}$$

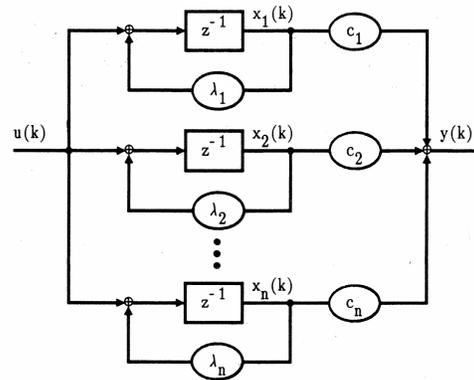


### Jordanische Normalform (einfache pole)

$$G(z) = \sum_{i=1}^n \frac{c_i}{z - \lambda_i}$$

$$\begin{pmatrix} x_1(k+1) \\ x_2(k+1) \\ \vdots \\ x_n(k+1) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \lambda_1 & 0 & 0 & & \\ 0 & \lambda_2 & 0 & & \\ 0 & 0 & \lambda_3 & & \\ \vdots & & & \ddots & \\ 0 & 0 & 0 & & \lambda_n \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(k) \\ x_2(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 \\ 1 \\ \vdots \\ 1 \end{pmatrix} u(k)$$

$$y(k) = (c_1, c_2, \dots, c_n) \begin{pmatrix} x_1(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{pmatrix}$$



### Äquivalentes zeitdiskretes Modell

$$\begin{aligned} \dot{x} &= Fx + Gu \\ y &= Hx + Du \end{aligned}$$

$$1) \quad \Psi(s) = [Is - F]^{-1} \xrightarrow{\text{InvLaplace}} \Psi(T)$$

$$2) \quad A = \Psi(T) \quad B = \int_0^T \Psi(\xi) \cdot G \cdot d\xi \quad C = H$$

### Lösung der Zustandgleichungen

im Zeitbereich

mit V-Transformation

$$y(k) = \underbrace{CA^k x(0)}_{\text{Autonomer Anteil}} + \underbrace{\sum_{j=0}^{k-1} CA^{k-1-j} Bu(j)}_{\text{Erzwungener Anteil}} + Du(k)$$

$$Y(V) = [C(IV^{-1} - A)^{-1} B + D] U(V)$$

### Steuerbarkeit (-> X\_0), Erreichbarkeit, Beobachtbarkeit

Zeitdiskrete Systeme

$$Q_s = [A^{n-1}B, A^{n-2}B, \dots, AB, B] \quad Q_B = \begin{Bmatrix} C \\ CA \\ \dots \\ CA^{n-1} \end{Bmatrix}$$

Zeitkontinuierliche Systeme

(erreichbarkeit == steuerbarkeit)

$$Q_s = [G, FG, \dots, F^{n-1}G]$$

$$Q_B = \begin{Bmatrix} H \\ HF \\ \dots \\ HF^{n-1} \end{Bmatrix}$$

	det A ≠ 0	det A = 0
Rang Q_s = n	Steuerbar Erreichbar	Steuerbar Erreichbar
Rang Q_s < n	Nicht steuerbar Nicht erreichbar	Vielleicht steuerbar (keine Aussage) Nicht erreichbar

## Duale Systeme

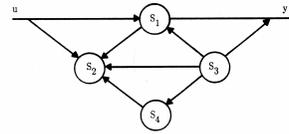
System  $(A, B, C)$   
 Duales System  $(A^T, C^T, B^T)$

System ist vollständig beobachtbar, wenn das duale System vollständig erreichbar

## Ähnliche (algebraisch äquivalente Systeme)

$A^* = S^{-1}AS$   $x(k) = S x^*(k)$   
 $B^* = S^{-1}B$   
 $C^* = CS$   
 $D^* = D$

Zerlegung in Unterräume



Unterraum	beobachtbar	erreichbar
$s_1$	ja	ja
$s_2$	nein	ja
$s_3$	ja	nein
$s_4$	nein	nein

## Bestimmung der Basistransformationsmatrix S auf Regelungsnormform

1)  $B^* = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \dots \\ 1 \end{pmatrix}$       2)  $\det [zI-A] = a_0 + a_1z + a_2z^2 + \dots + a_{n-1}z^{n-1} + z^n \rightarrow A^* = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ 0 & \dots & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \dots & \dots & -a_{n-1} \end{pmatrix}$

3)  $s_n = B$

$s_{n-1} = a_{n-1}B + AB$   
 $s_{n-2} = A^2B + a_{n-1}AB + a_{n-2}B$   
 für  $0 \leq j < n-1 \rightarrow$

$s_{n-j} = \begin{pmatrix} A^j B & A^{j-1} B & \dots & AB & B \end{pmatrix}$        $\begin{pmatrix} 1 \\ a_{n-1} \\ a_{n-2} \\ \dots \\ a_{n-j} \end{pmatrix}$  (j+1)

$s_1 = (A^{n-1}B \quad A^{n-2}B \quad \dots \quad AB \quad B)$        $\begin{pmatrix} 1 \\ a_{n-1} \\ a_{n-2} \\ \dots \\ a_1 \end{pmatrix}$

$S = (s_1 \quad s_2 \quad s_3 \quad \dots \quad s_n) = S = \begin{pmatrix} A^{n-1}B & A^{n-2}B & \dots & AB & B \\ \dots & \dots & \dots & \dots & \dots \\ a_1 & a_2 & a_3 & \dots & a_{n-1} & 1 \end{pmatrix}$   
 Steuerbarkeitsmatrix  $Q_S$

4)  $C^* = CS$  und  $D^* = D$

## Minimale Äquivalente Systeme

Gegeben ist System  $\Sigma$

$x(k+1) = Ax(k) + Bu(k)$   
 $y(k) = Cx(k)$   
 $x$  : n-dimensionaler Zustandvektor

Minimales System  $\Sigma^*$

$x^*(k+1) = A^* x^*(k) + B^* u(k)$   
 $y(k) = C^* x^*(k)$

$x^*$  : m-dimensionaler Zustandvektor,  $m \leq n$

Äquivalenzgesetze  $A^*R = RA$      $B^* = RB$      $C^* = C^*R$      $D^* = D$

1)  $m = \text{Rang}(Q_B) = \text{Rang} \begin{pmatrix} C \\ CA \\ \dots \\ CA^{n-1} \end{pmatrix}$       2)  $R = \begin{pmatrix} C \\ CA \\ \dots \\ CA^{m-1} \end{pmatrix}$       3)  $A^*$  hat Form:  $A^* = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & \dots \\ \dots & \dots & \dots & \dots & 1 \\ -a_0^* & -a_1^* & -a_2^* & \dots & -a_{m-1}^* \end{pmatrix}$

4) Koeffizientenvergleich  $A^*R = RA \rightarrow A^* \quad (A^* = RAR^+, R^+ \text{ - Pseudoinverse})$

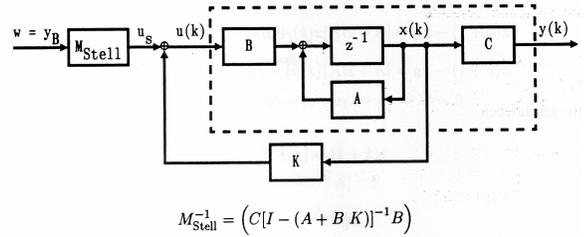
5)  $C^* = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots \end{pmatrix}$      $B^* = RB$      $D^* = D$   
 $\xrightarrow{m}$

## Einige Matrizenrechenregeln :

$\begin{pmatrix} a & b \\ c & d \end{pmatrix}^{-1} = \frac{1}{ad-bc} \begin{pmatrix} d & -b \\ -c & a \end{pmatrix}^T = \frac{1}{ad-bc} \begin{pmatrix} d & -b \\ -c & a \end{pmatrix}$        $\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix}^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix}$

## Regelung im Zustandsraum

$$\text{RNF: } A^* + B^* K^* = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ 0 & \dots & \dots & \dots & 0 \\ \dots & \dots & \dots & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0^* + k_0^* & -a_1^* + k_1^* & -a_2^* + k_2^* & \dots & -a_{n-1}^* + k_{n-1}^* \end{pmatrix}$$



## Suche nach K

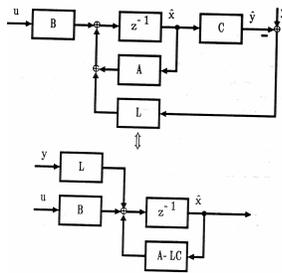
- Bestimme  $a_i$  ( $0 \leq i \leq n-1$ ) aus  $\det[zI - A] = a_0 + a_1 z + a_2 z^2 + \dots + a_{n-1} z^{n-1} + z^n = (z - \lambda_1)(z - \lambda_2) \dots (z - \lambda_n)$
- Festlege gewünschte  $\tilde{\lambda}_i$  ( $1 \leq i \leq n$ ) und berechne  $\tilde{a}_i$  ( $0 \leq i \leq n-1$ ) aus  $(z - \tilde{\lambda}_1)(z - \tilde{\lambda}_2) \dots (z - \tilde{\lambda}_n) = \tilde{a}_0 + \tilde{a}_1 z + \dots + \tilde{a}_{n-1} z^{n-1} + z^n$
- Berechne  $k_0^* = a_0 - \tilde{a}_0$      $k_1^* = a_1 - \tilde{a}_1$      $\dots$      $k_{n-1}^* = a_{n-1} - \tilde{a}_{n-1} \rightarrow \mathbf{K}^* = (k_0^* \ k_1^* \ \dots \ k_{n-1}^*)$
- Bestimme  $S = \underbrace{\begin{pmatrix} A^{n-1}B & A^{n-2}B & \dots & AB & B \end{pmatrix}}_{\text{Steuerbarkeitsmatrix } Q_S} \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ a_{n-1} & 1 & 0 & \dots & 0 \\ a_{n-2} & a_{n-1} & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_1 & a_2 & a_3 & \dots & a_{n-1} & 1 \end{pmatrix}$
- $K = K^* S^{-1}$

**Dead-Beat-Verhalten**  $\mathbf{K}^* = (a_0, a_1, \dots, a_{n-1})$  - Alle Pole des Gesamtsystems  $p_i = 0$  (Dead-Beat Regler, FIR-Filter, Endliche Stoßantwort)

## Luenberger Beobachter

$$e(k+1) = (A - LC) e(k)$$

$$\begin{aligned} A_L &= A^T \\ B_L &= -C^T \\ K_L &= L^T \\ \det[zI - (A - LC)] &= \det[zI - (A_L + B_L C_L)] \end{aligned}$$

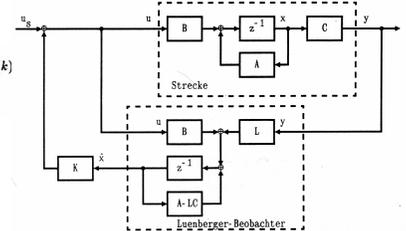


## Regelung mit geschätztem Vektor

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} x(k+1) \\ \hat{x}(k+1) \end{pmatrix} &= \underbrace{\begin{pmatrix} A & BK \\ LC & A-LC+BK \end{pmatrix}}_{A_{\text{tot}}} \begin{pmatrix} x(k) \\ \hat{x}(k) \end{pmatrix} + \underbrace{\begin{pmatrix} B \\ B \end{pmatrix}}_{B_{\text{tot}}} u_s(k) \\ y(k) &= \underbrace{(C \mid 0)}_{C_{\text{tot}}} \begin{pmatrix} x(k) \\ \hat{x}(k) \end{pmatrix} \end{aligned}$$

Separationseigenschaft:

$$\chi_{A_{\text{tot}}}(z) = \det[zI - A_{\text{tot}}] = \det[zI - (A + BK)] \cdot \det[zI - (A - LC)]$$



## Suche nach L

- Bestimme  $a_i$  ( $0 \leq i \leq n-1$ ) aus  $\det[zI - A] = a_0 + a_1 z + a_2 z^2 + \dots + a_{n-1} z^{n-1} + z^n = (z - \lambda_1)(z - \lambda_2) \dots (z - \lambda_n)$
- Festlege gewünschte  $\tilde{\lambda}_i$  ( $1 \leq i \leq n$ ) und berechne  $\tilde{a}_i$  ( $0 \leq i \leq n-1$ ) aus  $(z - \tilde{\lambda}_1)(z - \tilde{\lambda}_2) \dots (z - \tilde{\lambda}_n) = \tilde{a}_0 + \tilde{a}_1 z + \dots + \tilde{a}_{n-1} z^{n-1} + z^n$
- Berechne  $l_0^* = a_0 - \tilde{a}_0$      $l_1^* = a_1 - \tilde{a}_1$      $\dots$      $l_{n-1}^* = a_{n-1} - \tilde{a}_{n-1} \rightarrow \mathbf{L}^* = (l_0^* \ l_1^* \ \dots \ l_{n-1}^*)$
- Bestimme  $Q_s = \begin{pmatrix} -A^{T n-1} C^T & \dots & -A^T C^T & -C^T \end{pmatrix}$
- Bestimme  $S = Q_s \cdot \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ a_{n-1} & 1 & 0 & \dots & 0 \\ a_{n-2} & a_{n-1} & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_1 & a_2 & a_3 & \dots & a_{n-1} & 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -A^{T n-1} C^T & \dots & -A^T C^T & -C^T \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ a_{n-1} & 1 & 0 & \dots & 0 \\ a_{n-2} & a_{n-1} & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ a_1 & a_2 & a_3 & \dots & a_{n-1} & 1 \end{pmatrix}$
- $L = (L^* S^{-1})^T$

**Dead-Beat-Verhalten**  $\mathbf{L}^* = (a_0, a_1, \dots, a_{n-1})$

# Kalman Filter

## Markoff-Eigenschaft :

$$p(x_k | x_{k-1}, x_{k-2}, \dots, x_0) = p(x_k | x_{k-1})$$

$$\rightarrow p(x_k, x_{k-1}, \dots, x_0) = p(x_k | x_{k-1}) \cdot p(x_{k-1} | x_{k-2}) \cdot \dots \cdot p(x_1 | x_0) \cdot p(x_0)$$

## Schätzwert mit minimaler bedingter Fehlervarianz : $\hat{x}(y) = E_{x|y}$

$$\hat{x}_{k,j}(y) = E[x_k | Y_j] \quad Y_k = [y_0, \dots, y_j]$$

k – Zeitpunkt, zu dem Zustandsvektor geschätzt werden soll  
 j – Zeitpunkt des letzten in die Schätzung eingehenden Meßwertes

## Randbedingungen:

**System** linear, zeitdiskret, erfüllt *Gauß-Markoff-Eigenschaft*  
**Rauschen** mittelwertfrei, weiß, *gauscheß Rauschen*, unkorreliert

## Gleichungen:

### 1. measurement update:

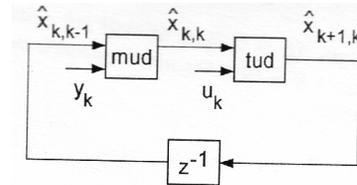
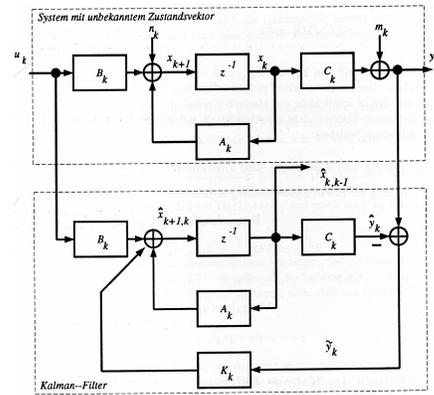
$$(a) \hat{x}_{k,k} = \hat{x}_{k,k-1} + \Sigma_{k,k-1} C_k^T (C_k \Sigma_{k,k-1} C_k^T + R_k)^{-1} \cdot (y_k - C_k \hat{x}_{k,k-1})$$

$$(b) \Sigma_{k,k} = \Sigma_{k,k-1} - \Sigma_{k,k-1} C_k^T (C_k \Sigma_{k,k-1} C_k^T + R_k)^{-1} C_k \Sigma_{k,k-1}$$

### 2. time update:

$$(a) \hat{x}_{k+1,k} = A_k \hat{x}_{k,k} + B_k u_k$$

$$(b) \Sigma_{k+1,k} = A_k \Sigma_{k,k} A_k^T + Q_k$$



## Anfangsbedingungen (entsp. ersten tud):

$$\hat{x}_0 = E[x_0] = E_{x_0} \quad \left| \quad \hat{x}_{0,0} = E[x_0 | Y_0] \right.$$

$$\Sigma_0 = E[(x_0 - \hat{x}_0)(x_0 - \hat{x}_0)^T] \quad \left| \quad = \hat{x}_0 + P_0 C_0^T (C_0 P_0 C_0^T + R_0)^{-1} \cdot (y_0 - C_0 \hat{x}_0) \right.$$

$$= E[(x_0 - E_{x_0})(x_0 - E_{x_0})^T] = P_0 \quad \left| \quad \Sigma_{0,0} = P_0 - P_0 C_0^T (C_0 P_0 C_0^T + R_0)^{-1} P_0 C_0^T \right.$$

## Filterstruktur:

$$\hat{x}_{k+1,k} = A_k \hat{x}_{k,k-1} + B_k u_k + \underbrace{A_k \Sigma_{k,k-1} C_k^T (C_k \Sigma_{k,k-1} C_k^T + R_k)^{-1}}_{\text{Kalman - Gain } K_k} \cdot \underbrace{(y_k - C_k \hat{x}_{k,k-1})}_{\text{Innovationssequenz } \tilde{y}_k}$$

	$F(s)$	$f(t), t \geq 0$
1.	1	$\delta(t)$
2.	$\frac{1}{s}$	1
3.	$\frac{n!}{s^{n+1}}$	$t^n$
4.	$\frac{1}{(s+a)}$	$e^{-at}$
5.	$\frac{1}{(s+a)^n}$	$\frac{1}{(n-1)!} t^{n-1} e^{-at}$
6.	$\frac{a}{s(s+a)}$	$1 - e^{-at}$
7.	$\frac{1}{(s+a)(s+b)}$	$\frac{1}{(b-a)} (e^{-at} - e^{-bt})$
8.	$\frac{s+\alpha}{(s+a)(s+b)}$	$\frac{1}{(b-a)} [(\alpha-a)e^{-at} - (\alpha-b)e^{-bt}]$
9.	$\frac{ab}{s(s+a)(s+b)}$	$1 - \frac{b}{(b-a)} e^{-at} + \frac{a}{(b-a)} e^{-bt}$
10.	$\frac{1}{(s+a)(s+b)(s+c)}$	$\frac{e^{-at}}{(b-a)(c-a)} + \frac{e^{-bt}}{(c-b)(a-b)} + \frac{e^{-ct}}{(a-c)(b-c)}$
11.	$\frac{s+\alpha}{(s+a)(s+b)(s+c)}$	$\frac{(\alpha-a)e^{-at}}{(b-a)(c-a)} + \frac{(\alpha-b)e^{-bt}}{(c-b)(a-b)} + \frac{(\alpha-c)e^{-ct}}{(a-c)(b-c)}$
12.	$\frac{ab(s+\alpha)}{s(s+a)(s+b)}$	$\alpha - \frac{b(\alpha-a)}{(b-a)} e^{-at} + \frac{a(\alpha-b)}{(b-a)} e^{-bt}$
13.	$\frac{\omega}{s^2+\omega^2}$	$\sin \omega t$
14.	$\frac{s}{s^2+\omega^2}$	$\cos \omega t$
15.	$\frac{s+\alpha}{s^2+\omega^2}$	$\frac{\sqrt{\alpha^2+\omega^2}}{\omega} \sin(\omega t + \phi), \quad \phi = \arctan \frac{\omega}{\alpha}$
16.	$\frac{\omega}{(s+a)^2+\omega^2}$	$e^{-at} \sin \omega t$
17.	$\frac{s+a}{(s+a)^2+\omega^2}$	$e^{-at} \cos \omega t$

$$1/(1+sT) \approx \exp(-sT) \quad \delta(T)$$

	$F(s)$	$f(t), t \geq 0$
18.	$\frac{s+\alpha}{(s+a)^2+\omega^2}$	$\frac{1}{\omega} [(\alpha-a)^2 + \omega^2]^{1/2} e^{-at} \sin(\omega t + \phi),$ $\phi = \arctan \frac{\omega}{\alpha-a}$
19.	$\frac{\omega_n^2}{s^2+2\zeta\omega_n s+\omega_n^2}$	$\frac{\omega_n}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \sin \omega_n \sqrt{1-\zeta^2} t, \quad \zeta < 1$
20.	$\frac{1}{s[(s+a)^2+\omega^2]}$	$\frac{1}{a^2+\omega^2} - \frac{1}{\omega\sqrt{a^2+\omega^2}} e^{-at} \sin(\omega t - \phi),$ $\phi = \arctan \frac{\omega}{a}$
21.	$\frac{\omega_n^2}{s(s^2+2\zeta\omega_n s+\omega_n^2)}$	$1 - \frac{1}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \sin [\omega_n \sqrt{1-\zeta^2} t + \phi],$ $\phi = \arccos \zeta, \quad \zeta < 1$
22.	$\frac{s+\alpha}{s[(s+a)^2+\omega^2]}$	$\frac{\alpha}{a^2+\omega^2} + \frac{1}{\omega} \left[ \frac{(\alpha-a)^2+\omega^2}{a^2+\omega^2} \right]^{1/2} e^{-at} \sin(\omega t + \phi),$ $\phi = \arctan \frac{\omega}{\alpha-a} - \arctan \frac{\omega}{a}$
23.	$\frac{1}{(s+c)[(s+a)^2+\omega^2]}$	$\frac{e^{-ct}}{(c-a)^2+\omega^2} + \frac{e^{-at} \sin(\omega t + \phi)}{\omega[(c-a)^2+\omega^2]^{1/2}}, \quad \phi = \arctan \frac{\omega}{c-a}$
24.	$\frac{s-\omega_n^2}{s^2+2\zeta\omega_n s+\omega_n^2}$	$-\frac{\omega_n^2}{\sqrt{1-\zeta^2}} e^{-\zeta\omega_n t} \sin [\omega_n \sqrt{1-\zeta^2} t - \phi],$ $\phi = \arccos \zeta, \quad \zeta < 1$
25.	$\frac{a}{s^2(s+a)}$	$\frac{1}{a} (e^{-at} + at - 1)$
26.	$\frac{a^2}{s(s+a)^2}$	$1 - e^{-at} - ate^{-at}$

**Differentiation und Integration der Funktion  $y(t)$ :**

$$y^{(n)} = \frac{d^n y(t)}{dt^n} \quad \circ \rightarrow \quad s^n Y(s) - [s^{n-1}y(0) + s^{n-2}y'(0) + \dots + y^{(n-1)}(0)]$$

**Endwerttheorem** (gilt nur, sofern der zeitliche Grenzwert existiert!):

$$\lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sY(s)$$

$$\int_0^t y(\tau) d\tau \quad \circ \rightarrow \quad \frac{1}{s} Y(s)$$

$f(t)$	$\circ \rightarrow F(s)$	$f(k)$	$\circ \rightarrow F(z)$
$\delta(t)$	1	$\Delta(k)$	1
$1 \int$	$\frac{1}{s}$	1	$\frac{z}{z-1}$
$t$	$\frac{1}{s^2}$	$kT$	$\frac{Tz}{(z-1)^2}$
$t^2$	$\frac{2}{s^3}$	$k^2 T^2$	$\frac{T^2 z(z+1)}{(z-1)^3}$
$e^{-at}$	$\frac{1}{s+a}$	$e^{-akT}$	$\frac{z}{z-e^{-aT}}$
$t e^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)^2}$	$kT e^{-akT}$	$\frac{Tz e^{-aT}}{(z-e^{-aT})^2}$
$e^{-at} - e^{-bt}$	$\frac{b-a}{(s+a)(s+b)}$	$e^{-akT} - e^{-bkT}$	$\frac{z(e^{-aT} - e^{-bT})}{(z-e^{-aT})(z-e^{-bT})}$
$\sin \omega t$	$\frac{\omega}{s^2+\omega^2}$	$\sin \omega kT$	$\frac{z \sin \omega T}{z^2 - 2z \cos \omega T + 1}$
$\cos \omega t$	$\frac{s}{s^2+\omega^2}$	$\cos \omega kT$	$\frac{z(z - \cos \omega T)}{z^2 - 2z \cos \omega T + 1}$
$e^{-at} \sin \omega t$	$\frac{\omega}{(s+a)^2+\omega^2}$	$e^{-akT} \sin \omega kT$	$\frac{z e^{-aT} \sin \omega T}{z^2 - 2z e^{-aT} \cos \omega T + e^{-2aT}}$
$e^{-at} \cos \omega t$	$\frac{s+a}{(s+a)^2+\omega^2}$	$e^{-akT} \cos \omega kT$	$\frac{z^2 - z e^{-aT} \cos \omega T}{z^2 - 2z e^{-aT} \cos \omega T + e^{-2aT}}$

**Rechenregeln zur z-Transformation**

Definition:

$$F(z) = \sum_{k=0}^{\infty} f(k) z^{-k}$$

Linearität:

$$a_1 f_1(k) + a_2 f_2(k) \quad \circ \rightarrow \quad a_1 F_1(z) + a_2 F_2(z)$$

Faltungsgesetz:

$$\sum_{i=0}^k f_1(i) f_2(k-i) \quad \circ \rightarrow \quad F_1(z) F_2(z)$$

Verschiebungssätze:

$$f(k-m) \quad \circ \rightarrow \quad z^{-m} F(z)$$

$$f(k+m) \quad \circ \rightarrow \quad z^m F(z) - \sum_{i=0}^{m-1} f(i) z^{m-i}$$

Summenregel:

$$g(k) = \sum_{i=0}^k f(i) \quad \circ \rightarrow \quad G(z) = \frac{z}{z-1} F(z)$$

Multiplikation mit  $k$ :

$$k f(k) \quad \circ \rightarrow \quad -z \frac{d}{dz} F(z)$$

$$k^2 f(k) \quad \circ \rightarrow \quad +z^2 \frac{d^2}{dz^2} F(z) + z \frac{d}{dz} F(z)$$

Anfangswerttheorem:

$$\lim_{k \rightarrow 0} f(k) = \lim_{z \rightarrow \infty} F(z), \text{ wenn } \lim_{z \rightarrow \infty} F(z) \text{ existiert.}$$

Endwerttheorem:

$$\lim_{k \rightarrow \infty} f(k) = \lim_{z \rightarrow 1} (z-1)F(z)$$

Wichtig: Der Grenzwert muß existieren.

**Tabelle 4** Fourier-Transformationen einfacher Zeitfunktionen

	$f(t)$	$F(j\omega)$
1.	$a \cdot \delta(t)$	$a$
2.	$a$	$2\pi a \delta(\omega)$
3.	$\text{sgn}(t)$	$\frac{2}{j\omega}$
4.	$\varepsilon(t)$	$\pi \delta(\omega) + \frac{1}{j\omega}$
5.	$a \cdot \text{rect}(t/T)$	$a \cdot T \cdot \text{si}(\omega T/2)$
6.	$a \cdot \text{tri}(t/T)$	$a \cdot T \cdot \text{si}^2(\omega T/2)$
7.	$\text{si}(\omega_0 t)$	$\frac{\pi}{\omega_0} \cdot \text{rect}(\omega/2\omega_0)$
8.	$\cos(\omega_0 t)$	$\pi[\delta(\omega - \omega_0) + \delta(\omega + \omega_0)]$
9.	$\sin(\omega_0 t)$	$\frac{\pi}{j}[\delta(\omega - \omega_0) - \delta(\omega + \omega_0)]$
10.	$e^{-a t }$	$\frac{2a}{\omega^2 + a^2}$
11.	$\varepsilon(t) \cdot e^{-at}$	$\frac{1}{j\omega + a}$
12.	$\varepsilon(t) \cdot e^{-at} \cdot \frac{t^{n-1}}{(n-1)!}$	$\frac{1}{(j\omega + a)^n}$
13.	$\sum_{n=-\infty}^{+\infty} \delta(t - nT)$	$\omega_0 \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - n\omega_0), \omega_0 = \frac{2\pi}{T}$
14.	$e^{j\omega_0 t}$	$2\pi \delta(\omega - \omega_0)$
15.	$\frac{d^n}{dt^n} \delta(t)$	$(j\omega)^n$
16.	$ t $	$-\frac{2}{\omega^2}$
17.	$t^n$	$2\pi j^n \frac{d^n}{d\omega^n} \delta(\omega)$
	$\text{si}^2(\omega_0 t)$	$\frac{\pi}{\omega_0} \cdot \text{tri}(\omega/2\omega_0)$
	$\delta(t-T_0)$	$\exp(-j\omega T_0)$

**Modulationssatz (Frequenzverschiebung):**

$$f(t) \cdot e^{j\omega_0 t} \quad \longleftrightarrow \quad F(j\omega - j\omega_0)$$

**Konjugiert komplexe Zeitfunktion:**

$$f^*(t) \quad \longleftrightarrow \quad F^*(-j\omega)$$

**Differentiation:**

$$\frac{d}{dt} f(t) \quad \longleftrightarrow \quad j\omega \cdot F(j\omega)$$

**Integration:**

$$\int_{-\infty}^t f(\tau) d\tau \quad \longleftrightarrow \quad \frac{F(j\omega)}{j\omega} + \pi \cdot F(j0) \delta(j\omega)$$

**Faltung im Zeitbereich:**

$$\int_{-\infty}^{+\infty} f_1(\tau) f_2(t - \tau) d\tau = f_1(t) * f_2(t) \quad \longleftrightarrow \quad F_1(j\omega) \cdot F_2(j\omega)$$

**Faltung im Frequenzbereich:**

$$F_1(j\omega) * F_2(j\omega) \quad \longleftrightarrow \quad 2\pi \cdot f_1(t) \cdot f_2(t)$$

# Fourier - Transformation

**Tabelle 5** Rechenregeln der Fourier-Transformation

**Transformations-Paar:**

$$F(j\omega) = \int_{-\infty}^{+\infty} f(t) \exp(-j\omega t) dt$$

$$f(t) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{+\infty} F(j\omega) \exp(j\omega t) d\omega$$

**Existenz des Fourier-Integrals:**

$$\int_{-\infty}^{+\infty} |f(t)| dt < \infty$$

**Linearität:**

$$k_1 f_1(t) + k_2 f_2(t) \quad \longleftrightarrow \quad k_1 F_1(j\omega) + k_2 F_2(j\omega)$$

**Dualität:**

$$f(t) \quad \longleftrightarrow \quad F(j\omega)$$

$$F(j\omega) \quad \longleftrightarrow \quad 2\pi f(-\omega)$$

**Ähnlichkeitssatz (Zeitskalierung):**

$$f(at) \quad \longleftrightarrow \quad \frac{1}{|a|} F\left(j\frac{\omega}{a}\right), \quad a \text{ reell und } a > 0$$

**Frequenzskalierung:**

$$F(jb\omega) \quad \longleftrightarrow \quad \frac{1}{|b|} f\left(\frac{t}{b}\right), \quad b \text{ reell und } b > 0$$

**Normierung und Zeit-Bandbreite-Produkt:**

$$f\left(\frac{t}{t_n}\right) \quad \longleftrightarrow \quad t_n \cdot F(j\omega t_n)$$

$$f(t\omega_n) \quad \longleftrightarrow \quad \frac{1}{\omega_n} \cdot F\left(j\frac{\omega}{\omega_n}\right)$$

$$t_n = \frac{1}{\omega_n}$$



**Verschiebungssatz (Zeitverschiebung):**

$$f(t - t_0) \quad \longleftrightarrow \quad F(j\omega) \exp(-j\omega t_0)$$

$$\text{tri}\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right) = \left[ \frac{1}{\sqrt{\omega_0}} \text{rect}\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right) \right] * \left[ \frac{1}{\sqrt{\omega_0}} \text{rect}\left(\frac{\omega}{\omega_0}\right) \right]$$

$$\text{tri}\left(\frac{t}{T}\right) = \left[ \frac{1}{\sqrt{T}} \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right) \right] * \left[ \frac{1}{\sqrt{T}} \text{rect}\left(\frac{t}{T}\right) \right]$$

$$\sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(t - nT - T_1) \mapsto \frac{2\pi}{T} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \delta(\omega - n\frac{2\pi}{T}) \cdot e^{-j\omega T_1}$$

### Primitive Polynome (primitiv -> irreduzible)

- V+1
- V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>4</sup>+V+1
- V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>5</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>6</sup>+V+1
- V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+1
- V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>6</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V+1
- V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1

- V<sup>7</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>4</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>4</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1

### V-transformation

- {0,1,0,0, ...} → V
- {1,0,0,0, ...} → 1

### Verschiebungssätze

$F_{-k} \hat{=} V^k F$  -Rechtsverschiebung

$F_{+k} \hat{=} V^{-k} [f(0)V^k + f(1)V^{(k-1)} + \dots + f(k-1)V^1]$  -Linksverschiebung

### Rücktransformation

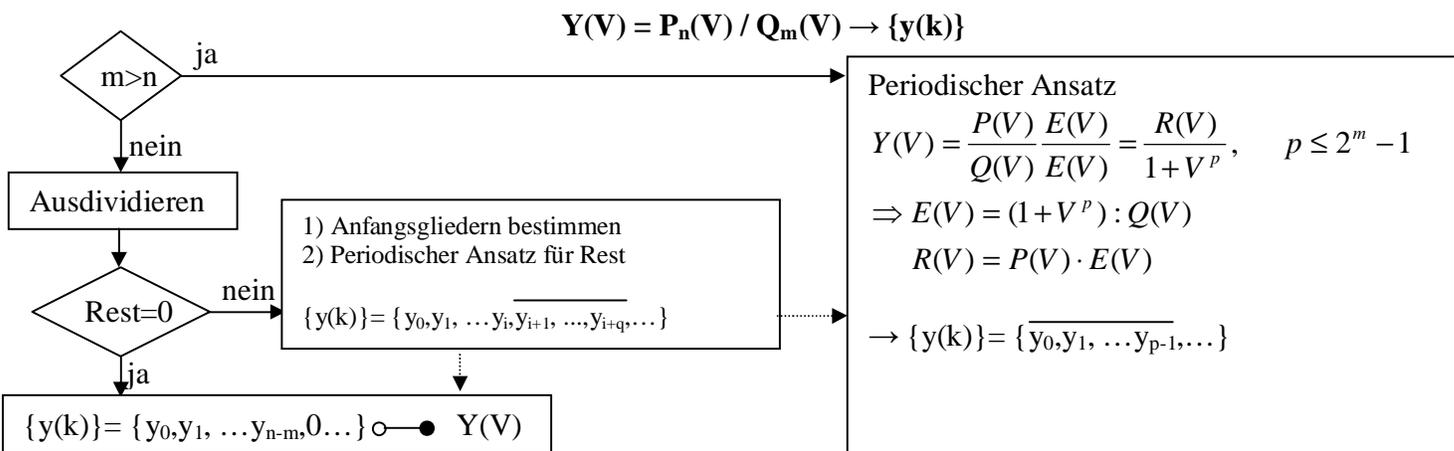
$$F = \frac{B}{A} = \frac{b_0 1 + b_1 V + b_2 V^2 + b_3 V^3 \dots + b_n V^n + \dots}{a_0 1 + a_1 V + a_2 V^2 + a_3 V^3 \dots + a_n V^n + \dots}$$

$$f_0 = \frac{b_0}{a_0}; \quad f_1 = \frac{b_1}{a_0} - f_0 \frac{a_1}{a_0}; \quad f_2 = \frac{b_2}{a_0} - f_1 \frac{a_1}{a_0} - f_0 \frac{a_2}{a_0};$$

- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>2</sup>+1

### Irreduzible Polynome (aber NICHT primitive)

- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>5</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>7</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V<sup>2</sup>+V+1
- V<sup>8</sup>+V<sup>6</sup>+V<sup>5</sup>+V<sup>4</sup>+V<sup>3</sup>+V+1



Mathematik:

$$e^{j\omega} = \cos(\omega) + j \cdot \sin(\omega)$$

$$-1 = e^{j(2n+1)\pi}, \quad n = 0, \pm 1, \pm 2, \dots$$

$$e^{a \cdot \ln(b)} = b^a$$

$$\arctan(-x) = -\arctan(x)$$

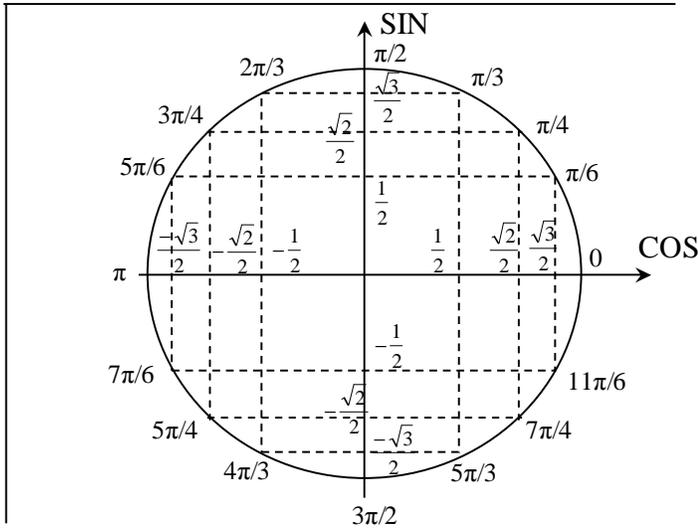
$$\begin{pmatrix} a & b \\ c & d \end{pmatrix}^{-1} = \frac{1}{ad-bc} \begin{pmatrix} d & -c \\ -b & a \end{pmatrix}^T = \frac{1}{ad-bc} \begin{pmatrix} d & -b \\ -c & a \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix}^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{pmatrix}$$

$$(z - (a - ja))(z - (a + ja)) = z^2 - 2a \cdot z + 2a^2$$

$$(z - (\pm a - jb))(z - (\pm a + jb)) = z^2 \mp 2a \cdot z + (a^2 + b^2)$$

$$(z - (-a - ja))(z - (-a + ja)) = z^2 + 2a \cdot z + 2a^2$$



## Abtastung

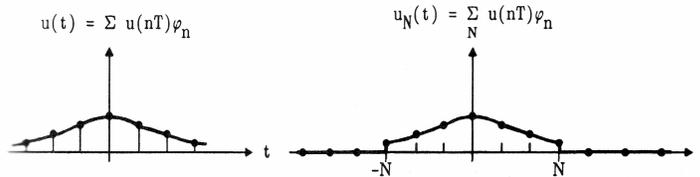
$$f_{\text{Nyquist}} = \frac{1}{T} = 2B$$

## Rekonstruktion aus abtastwerten

$$u(t) = \sum_{n=-\infty}^{\infty} u(nT) \frac{\sin(2\pi B(t - nT))}{2\pi B(t - nT)}$$

## Approximation durch Abschneiden (Truncation)

$$e_N = \sqrt{T \sum_{|n|>N} |u(nT)|^2}$$



## Digitale Simulation

Exakter digitaler Simulator wenn

- 1) das Eingangssignal bandbegrenzt ist und mit mindestens Nyquistfrequenz abgetastet wird ( $B \leq 1/2T$ )
- 2) das analoge System ebenfalls die Forderung nach Bandbegrenztheit erfüllt ( $B \leq 1/2T$ )
- 3) nachfolgende Interpolator ideal ist

## Approximation durch einen digitalen Simulator

Approximationsfehler:

$h_a(nT) = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^{\infty} H_a(\omega) e^{j\omega nT} d\omega$	$e_a =  h_a(nT) - h_B(nT) $	$e_a \leq \frac{1}{2\pi} \int_{\left \frac{\omega}{2\pi}\right  > B}  H_a(\omega) e^{j\omega nT}  d\omega$
$h_B(nT) = \frac{1}{2\pi} \int_{-2\pi B}^{2\pi B} H_a(\omega) e^{j\omega nT} d\omega$	$= \frac{1}{2\pi} \int_{\left \frac{\omega}{2\pi}\right  > B} H_a(\omega) e^{j\omega nT} d\omega$	$\leq \frac{1}{2\pi} \int_{\left \frac{\omega}{2\pi}\right  > B}  H_a(\omega)  d\omega$

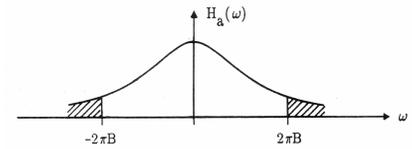


Fig. 12.17 Näherungsweise bandbegrenzte Signal

## Zeitdiskretes Modell

$$\bar{g}(m) = L^{-1} \left\{ \frac{G(s)}{s} - \frac{G(s)}{s} e^{-sT} \right\} \Bigg|_{t=mT}$$

# Wahrscheinlichkeitsrechnung

18. Juni 2001

## 1 Mengenlehre

Grundmenge  $S$   
 leere Menge  $\{\emptyset\}$   
 Teilmenge  $\subset$   
 Vereinigung:  $A + B$  oder  $A \cup B$   
 Schnittmenge:  $AB$  oder  $A \cap B$

$$A = \overline{A \cap B} + AB$$

$$A + B = \overline{A \cap B} + B$$

## 2 Wahrscheinlichkeitsraum

$S$ : sicheres Ereignis, Teilmenge: Ereignisse  
 $\{\emptyset\}$ : unmögliches Ereignis  
 $P(A)$ : Wahrscheinlichkeit des Ereignisses  $A$   
 Axiome:

- $P(A) \geq 0$
- $P(S) = 1$
- $AB = \{\emptyset\} \Rightarrow P(A + B) = P(A) + P(B)$

Aus diesen Axiomen folgt alles weitere.

$$P(\emptyset) = 0$$

$$P(A) \leq 1$$

Falls  $S$  aus  $N$  Ergebnissen besteht und die Wahrscheinlichkeiten  $P_i$  der Elementarereignisse gleich sind, folgt

$$P_i = \frac{1}{N} \quad (1)$$

$$p(x) = \begin{cases} \frac{1}{x_2 - x_1} & x_1 \leq x \leq x_2 \\ 0 & \text{sonst} \end{cases} \quad (24)$$

$$F(x) = F(x|A_1)P(A_1) + \dots + F(x|A_n)P(A_n) \quad (25)$$

$$p(x) = p(x|A_1)P(A_1) + \dots + p(x|A_n)P(A_n) \quad (26)$$

## 5 Funktionen einer Zufallsvariable

Zufallsvariable  $y = g(x)$   
 Verteilungsfunktion:  $F_y(y) = P\{g(x) \leq y\}$   
 Dichte:  $p_y(y) = ?$

- Urbilder  $x_i$  bestimmen:  $y = g(x_1) = \dots = g(x_n)$
- Ableitung von  $g$  berechnen:  $g'(x) = \frac{dy}{dx}$
- Gesuchte Dichte ergibt sich zu:  $p_y(y) = \frac{p_x(x_1)}{|g'(x_1)|} + \dots + \frac{p_x(x_n)}{|g'(x_n)|}$

Mittelwert und Varianz:  
 Erwartungswert oder Mittelwert:

$$E\{x\} = \int_{-\infty}^{\infty} xp(x) dx = m \quad (27)$$

Bedingter Mittelwert:

$$E\{x|M\} = \int_{-\infty}^{\infty} xp(x|M) dx \quad (28)$$

Mittelwert einer Funktion von  $x$ :  
 Zufallsvariable  $y = g(x)$ . Dann gilt:

$$E\{g(x)\} = \int_{-\infty}^{\infty} g(x)p_x(x) dx \quad (29)$$

Varianz:

$$\sigma^2 = E\{(x - m)^2\} = E\{x^2\} - E\{x\}^2 = \int_{-\infty}^{\infty} (x - m)^2 p(x) dx \quad (30)$$

Gleichverteilung:

$$\sigma^2 = \frac{(x_2 - x_1)^2}{12} \quad (31)$$

Ereignis  $A$  besteht aus  $r$  Elementen:

$$P(A) = \frac{r}{N} \quad (\text{falls } P_i = \text{const.}) \quad (2)$$

Beispiel: Urne mit 4 roten und 6 schwarzen Kugeln, eine Kugel wird zufällig gezogen.

$$P(\text{Kugel rot}) = \frac{4}{10} \quad (3)$$

## 3 Bedingte Wahrscheinlichkeit

$P(A|M)$ : auf  $M$  bedingte Wahrscheinlichkeit des Ereignisses  $A$  wird definiert als

$$P(A|M) = \frac{P(A \cap M)}{P(M)}, \quad P(M) \neq 0 \quad (4)$$

Daraus folgen:

$$M \subset A \Rightarrow P(A|M) = 1 \quad (5)$$

$$A \subset M \Rightarrow P(A|M) = \frac{P(A)}{P(M)} \geq P(A) \quad (6)$$

Beispiel: Würfeln. Wie groß ist die Wahrscheinlichkeit, daß eine 2 geworfen wurde, wenn das Ergebnis des Wurfes eine gerade Zahl ist?

$$A = \{2\}, \quad M = \{2, 4, 6\} \Rightarrow A \cap M = \{2\} \quad (7)$$

$$\Rightarrow P(A|M) = \frac{P(A \cap M)}{P(M)} = \frac{1/6}{1/2} = \frac{1}{3} \quad (8)$$

Falls  $A = [A_1, \dots, A_n]$  eine Unterteilung von  $S$  ist und  $B$  ein beliebiges Ereignis, dann ist

$$P(B) = P(B|A_1)P(A_1) + \dots + P(B|A_n)P(A_n) \quad (9)$$

Bayes' Theorem:

$$P(A_i|B) = \frac{P(B|A_i)P(A_i)}{P(B|A_1)P(A_1) + \dots + P(B|A_n)P(A_n)} \quad (10)$$

Unabhängigkeit: Zwei Ereignisse  $A$  und  $B$  heißen unabhängig, falls

$$P(AB) = P(A) \cdot P(B) \quad (11)$$

## 6 Zwei Zufallsvariablen

$$F(x, y) = P\{x \leq x, y \leq y\} \quad (32)$$

$$p(x, y) = \frac{\partial^2 F(x, y)}{\partial x \partial y} \quad (33)$$

$$p_x(x) = \int_{-\infty}^{\infty} p(x, y) dy \quad (34)$$

Gemeinsame Normalverteilung:

Die Zufallsvariablen  $x$  und  $y$  sind *gemeinsam normalverteilt*, falls für ihre gemeinsame Verteilungsdichte gilt:

$$p(x, y) = \frac{1}{2\pi\sigma_1\sigma_2\sqrt{1-r^2}} \exp\left\{-\frac{1}{2(1-r^2)}\left[\frac{(x-m_1)^2}{\sigma_1^2} - 2r\frac{(x-m_1)(y-m_2)}{\sigma_1\sigma_2} + \frac{(y-m_2)^2}{\sigma_2^2}\right]\right\} \quad (35)$$

mit  $|r| < 1$ .  $m_1$  und  $m_2$  sind die Erwartungswerte von  $x$  und  $y$  und  $\sigma_1^2$  und  $\sigma_2^2$  ihre Varianzen.  $r$  ist der Korrelationskoeffizient.

Zwei Zufallsvariablen  $x$  und  $y$  seien statistisch unabhängig. Dann gilt:

$$F(x, y) = F_x(x) \cdot F_y(y) \quad (36)$$

$$p(x, y) = p_x(x) \cdot p_y(y) \quad (37)$$

## 7 Momente und bedingte Verteilungen mehrerer Zufallsvariablen

Mittelwert einer Funktion von  $x$  und  $y$ :  
 Zufallsvariable  $z = g(x, y)$ . Dann gilt:

$$E\{g(x, y)\} = \int_{-\infty}^{\infty} \int_{-\infty}^{\infty} g(x, y) f(x, y) dx dy \quad (38)$$

Daraus folgt die Linearität des Erwartungswerts:

$$E\left\{\sum_{k=1}^n a_k g_k(x, y)\right\} = \sum_{k=1}^n a_k E\{g_k(x, y)\} \quad (39)$$

Insbesondere gilt

$$E\{x + y\} = E\{x\} + E\{y\} \quad (40)$$

## 4 Zufallsvariablen

Zufallsvariable: Zahl, die jedem Ergebnis eines Experimentes zugewiesen wird.  
 Verteilungsfunktion einer Zufallsvariable  $x$  ist die Funktion

$$F_x(x) = P\{x \leq x\} \quad (12)$$

Dabei bezeichnet der Index die Zufallsvariable.  
 Eigenschaften der Verteilungsfunktion:

$$F(+\infty) = 1 \quad F(-\infty) = 0 \quad (13)$$

$$x_1 < x_2 \Rightarrow F(x_1) \leq F(x_2) \quad (14)$$

$$P\{x > x\} = 1 - F(x) \quad (15)$$

$$P\{x_1 < x \leq x_2\} = F(x_2) - F(x_1) \quad (16)$$

Verteilungsdichtefunktion:

$$p(x) = \frac{dF(x)}{dx} \quad (17)$$

diskrete Verteilung:

$$p(x) = \sum_i p_i \delta(x - x_i) \quad \text{mit } p_i = P\{x = x_i\} \quad (18)$$

Eigenschaften der Verteilungsdichtefunktion:

$$p(x) \geq 0 \quad (19)$$

$$F(x) = \int_{-\infty}^x p(\xi) d\xi \quad (20)$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} p(x) dx = 1 \quad (21)$$

$$P\{x_1 < x \leq x_2\} = F(x_2) - F(x_1) = \int_{x_1}^{x_2} p(x) dx \quad (22)$$

Normalverteilung:

$$p(x) = \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma^2}} e^{-\frac{(x-m)^2}{2\sigma^2}} \quad (23)$$

Gleichverteilung:

Aber Vorsicht! Im allgemeinen gilt

$$E\{xy\} \neq E\{x\}E\{y\} \quad (41)$$

Die Kovarianz  $C$  zweier Zufallsvariablen  $x$  und  $y$  ist definiert als

$$C = E\{(x - m_x)(y - m_y)\} = E\{xy\} - E\{x\}E\{y\} \quad (42)$$

Der Korrelationskoeffizient  $r$  zweier Zufallsvariablen  $x$  und  $y$  ist definiert als

$$r = \frac{C}{\sigma_x \sigma_y} \quad (43)$$

Es gilt

$$|C| \leq \sigma_x \sigma_y \quad (44)$$

und damit

$$|r| \leq 1 \quad (45)$$

Zwei Zufallsvariablen  $x$  und  $y$  heißen *unkorreliert*, wenn ihre Kovarianz 0 ist. Sie heißen *orthogonal*, wenn  $E\{xy\} = 0$  gilt. Sind zwei Zufallsvariablen statistisch unabhängig, so sind sie unkorreliert.

Varianz der Summe zweier Zufallsvariablen:

Zufallsvariable  $z = x + y$ . Dann gilt:

$$\sigma_z^2 = \sigma_x^2 + 2r\sigma_x\sigma_y + \sigma_y^2 \quad (46)$$

Bedingte Verteilungsdichte:

$$p_y(y|x = x) = p(y|x) = \frac{p(x, y)}{p(x)} \quad (47)$$

Bayes' Theorem:

$$p(x|y) = \frac{p(y|x) \cdot p(x)}{\int_{-\infty}^{\infty} p(y|x) \cdot p(x) dx} \quad (48)$$

Bedingter Mittelwert von  $y$  unter der Annahme  $x = x$ :

$$m_{y|x} = E\{y|x\} = \int_{-\infty}^{\infty} yp(y|x) dy \quad (49)$$

Bedingte Varianz von  $y$  unter der Annahme  $x = x$ :

$$\sigma_{y|x}^2 = E\{(y - m_{y|x})^2|x\} = \int_{-\infty}^{\infty} (y - m_{y|x})^2 p(y|x) dy \quad (50)$$

$$p(x | y) = \frac{p(y | x) \cdot p(x)}{p(y)}$$

$$\text{Var}\{x\} = E\{x^2\} - E\{x\}^2$$

$$\text{Var}\{Cx\} = C^2 \text{Var}\{x\}$$

Gegeben:  $p_x(x)$ ,  $y = f(x, m)$ ,  $p(m)$

$$1) \quad p(y|m) = \frac{p_x(x = f^{-1}(y, m))}{|f'(x)|}$$

$$2) \quad p(y, m) = p(y|m) \cdot p(m)$$

$$3) \quad p_y(y) = \int_{-\infty}^{\infty} p(y, m) dm$$

$c = a + b$ ,  $a$  und  $b$  – statistisch unabhängig

$$\rightarrow p(c) = p(a) * p(b)$$

$$E(c) = E(a) + E(b)$$

$$\text{Var}(c) = \text{Var}(a) + \text{Var}(b)$$