



---

# Entzerrerstrukturen

## WS 2005/2006

*Dehai Wang*

- 1 Inhalt**
- 2 Kanalverzerrungen**
- 3 Entzerrer**
- 4 Lineare Entzerrerstrukturen**
- 5 Nichtlineare Entzerrerstrukturen**
- 6 Entzerrerauswahl**
- 7 Literaturen**



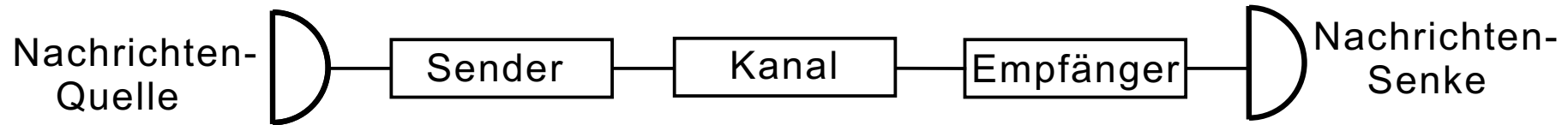


1. Kanalverzerrungen
  - 1.1 Eigenschaften des Kanals
  - 1.2 Kanalverzerrungen
2. Entzerrer
3. Lineare Entzerrerstrukturen
  - 3.1 Verschiedene lineare Entzerrerstrukturen
  - 3.2 Transversalfilter
  - 3.3 MMSE Lösung für linearer Entzerrer
4. Nichtlineare Entzerrerstrukturen
  - 4.1 Entscheidungsrückkopplungs-Entzerrer(Decision Feedback Equalizer)
  - 4.2 MMSE Lösung für DFE
5. Entzerrerauswahl
6. Literaturen





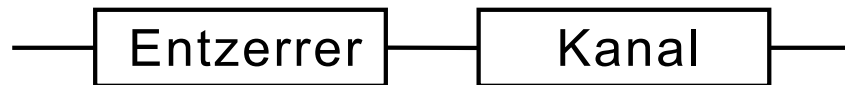
## 1.1 Eigenschaften des Kanals



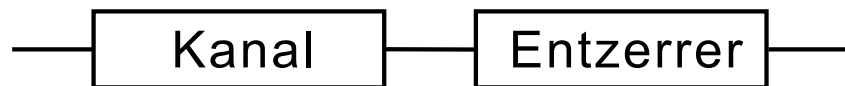
- Jeder Übertragungskanal ist bandbegrenzt
- Impulsantwort des idealen Kanals:  $h_K(t) = \delta(t)$
- Mobilfunk-Kanal ist zeitvarianter Kanal

## 1.2 Kanalentzerrungen 3 Möglichkeiten zur Anordnung des Entzerrers

- vor dem Kanal



- hinter dem Kanal



- verteilt auf beiden Seiten des Kanals



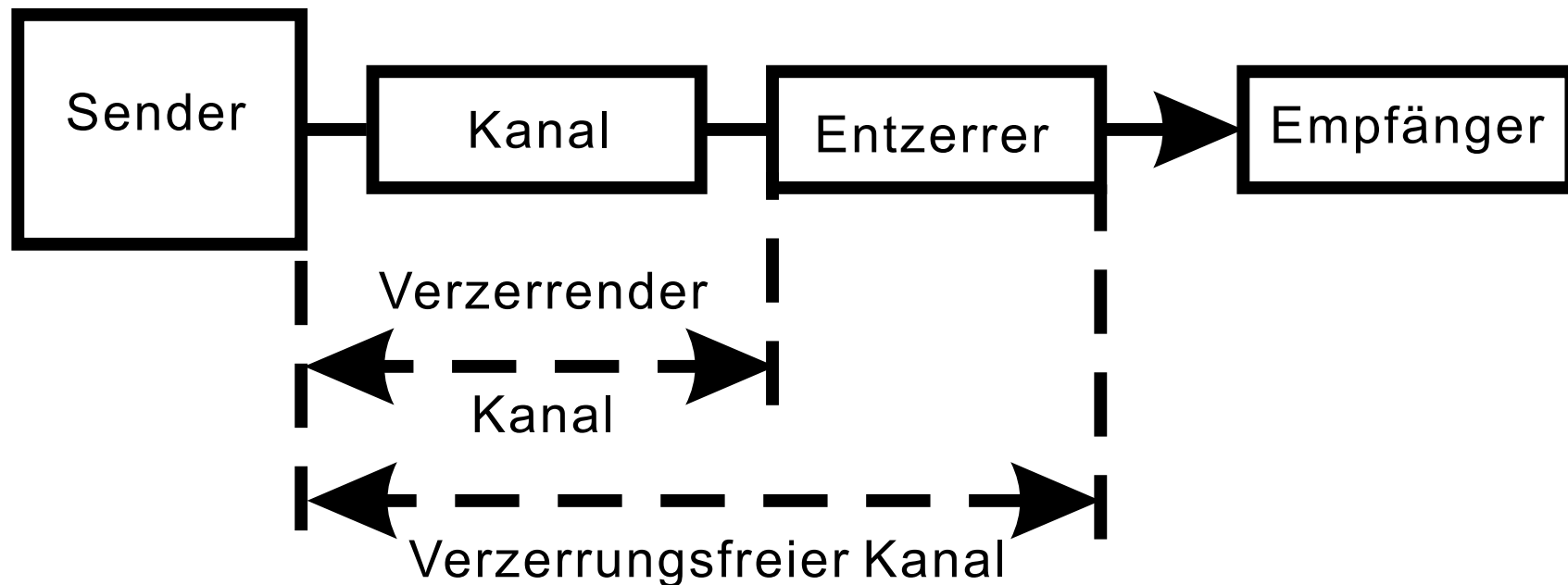


## 2. Entzerrer

Zur Korrektur können lineare oder nichtlineare Entzerrer mit nichtidealem Kanal geschaltet werden.

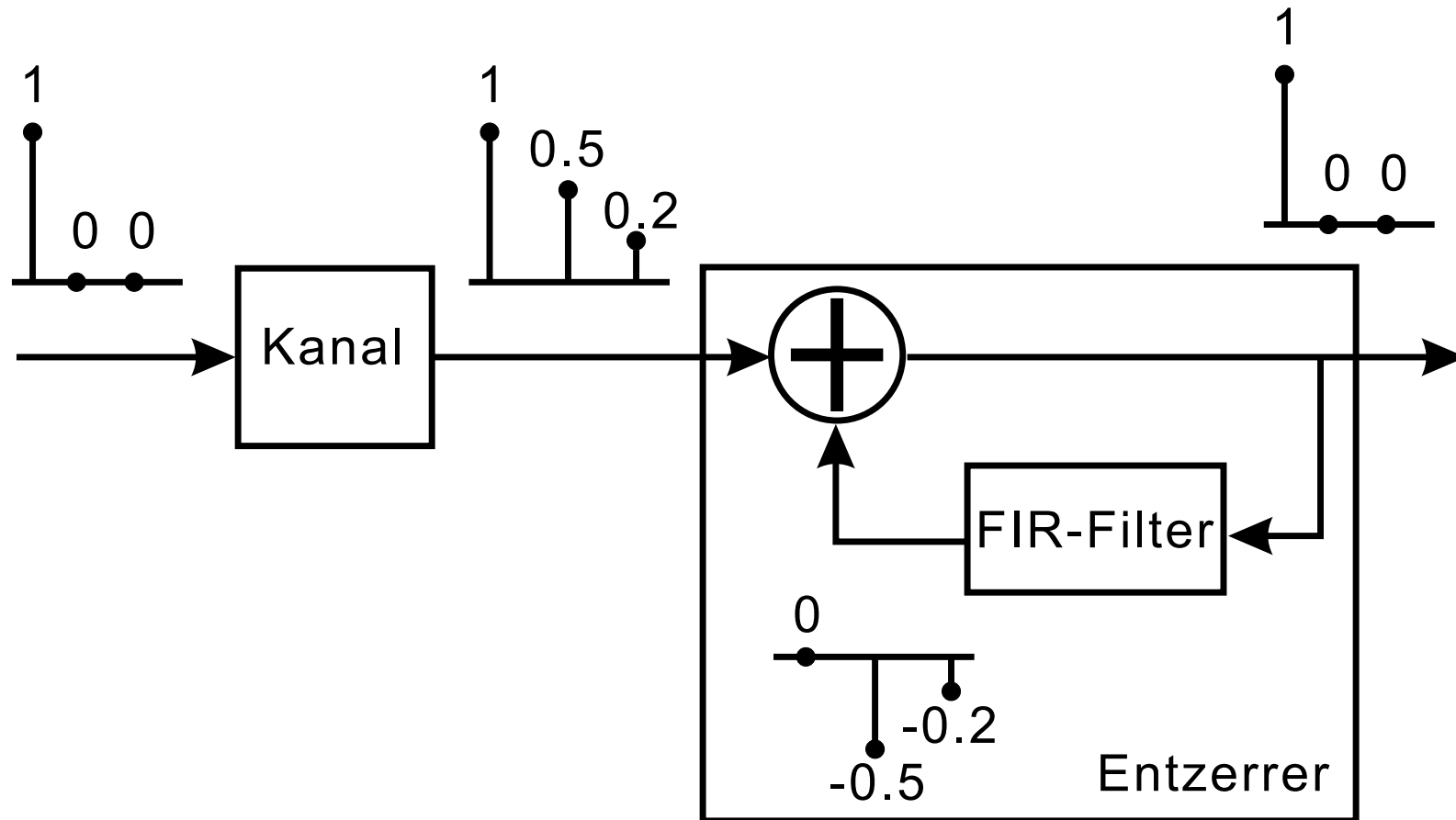
- Übertragungssystem mit Entzerrer

$$H_E(z) = \frac{1}{H_K(z)}$$



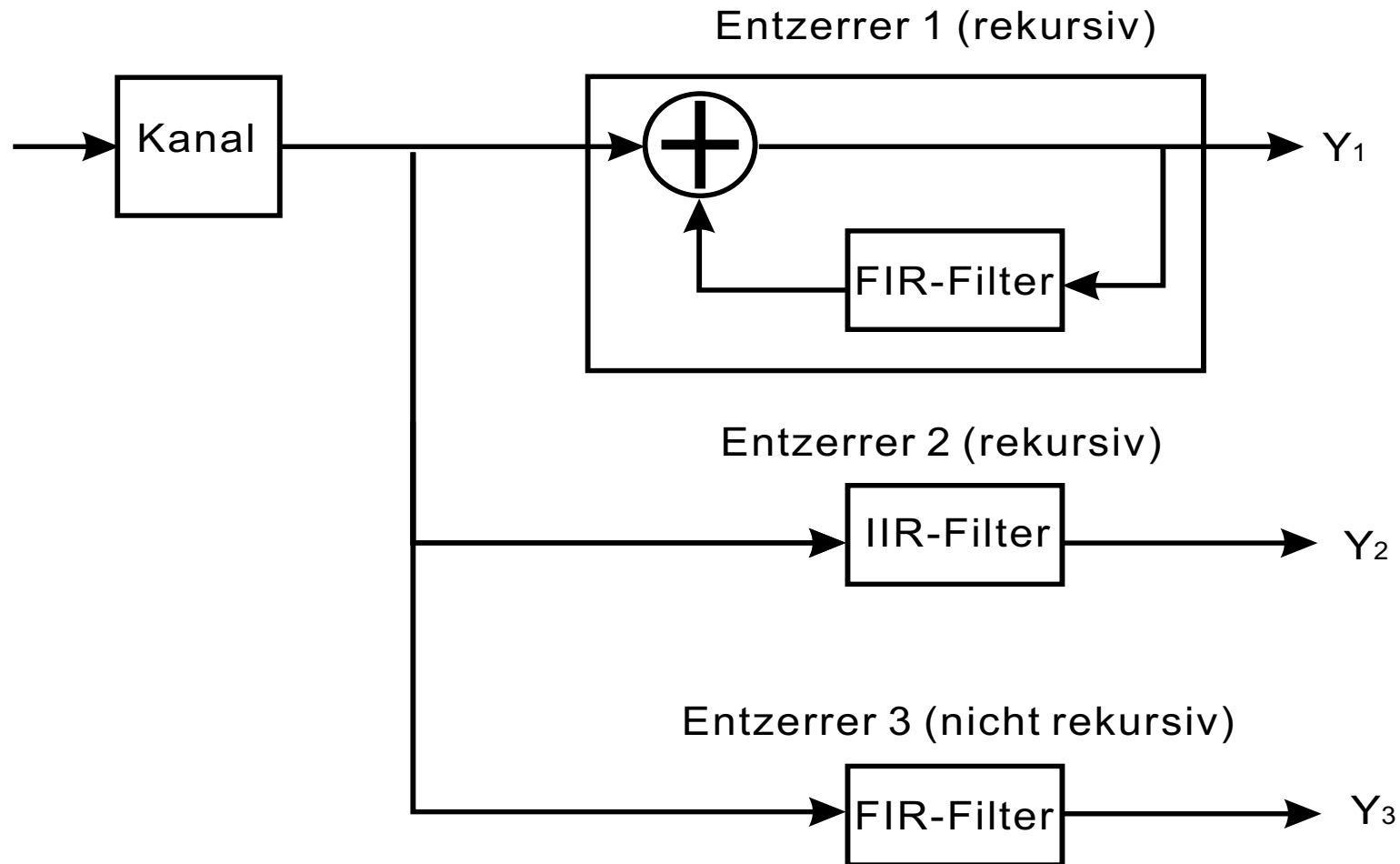


- Digitaler Entzerrer





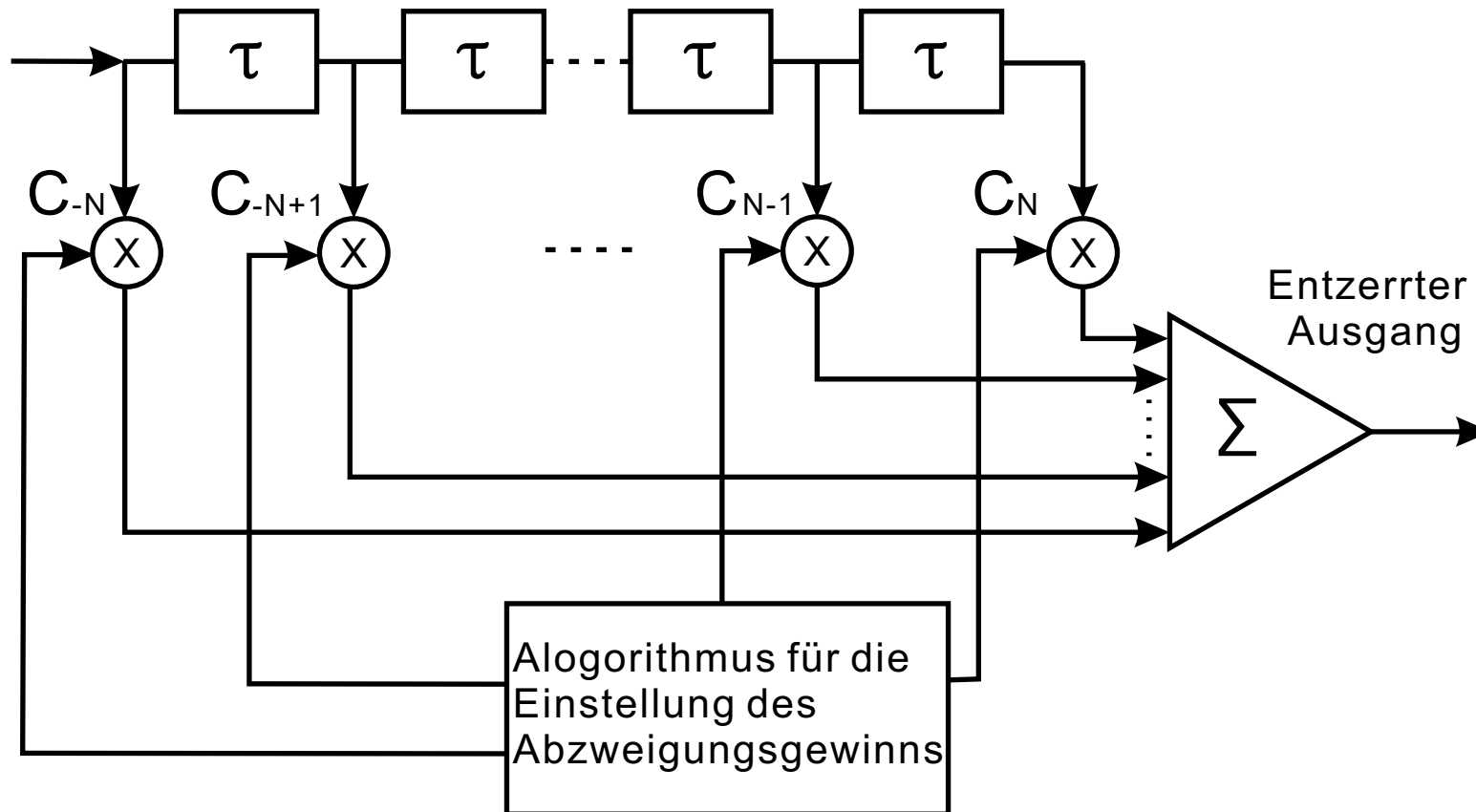
## 3.1 Verschiedene lineare Entzerrerstrukturen





## 3.2 Transversalfilter

Nichtentzerrter Eingang



# Lineare Entzerrerstrukturen



Die Impulsantwort des Entzerrers ist

$$h(t) = \sum_{n=-N}^N c_n \delta(t - n\tau)$$

Der Ausgangsignalpuls des Entzerrers ist

$$q(t) = \sum_{n=-N}^N c_n x(t - n\tau)$$

Die Nullerzwingungsbedingung:

$$q_j = \sum_{n=-\infty}^{\infty} c_n x_{j-n} = \begin{cases} 1, & j = 0 \\ 0, & j \neq 0 \end{cases}$$

Im Wesentlichen kann die Bedingung forciert werden, welche in Matrixform als  $\mathbf{X}\mathbf{c} = \mathbf{q}$  ausgedrückt werden kann.







## Beispiel

Das Eingangssignal eines Entzerrers sei ein durch den Kanal verzerrter Puls  $x(t)$ , der gegeben ist durch

$$x(t) = \frac{1}{1 + \left(\frac{2t}{T}\right)^2}$$

wobei  $1/T$  die Symbolrate ist. Der Puls wird abgetastet mit der Rate  $2/T$  ( $\tau = T/2$ ) und verarbeitet durch einen Nullerzwingungsentzerrer. Bestimmen Sie die Koeffizienten des Fünfabzweigungs-Nullerzwingungsentzerrers.

## Lösung

Der Nullerzwingungsentzerrer muss folgende Gleichungen erfüllen.

$$q(mT) = \sum_{n=-2}^2 c_n x(mT - nT/2) = \begin{cases} 1, & m = 0 \\ 0, & m = \pm 1, \pm 2 \end{cases}$$





Die Matrix  $\mathbf{X}$  mit den Elementen  $x_{mn} = x(mT - nT/2) = \frac{1}{1 + \left(\frac{2(mT - nT/2)}{T}\right)^2}$  ist als

$$\mathbf{X} = \begin{pmatrix} x_{m=-2,n=-2} & x_{m=-2,n=-1} & x_{m=-2,n=0} & x_{m=-2,n=1} & x_{m=-2,n=2} \\ x_{m=-1,n=-2} & x_{m=-1,n=-1} & x_{m=-1,n=0} & x_{m=-1,n=1} & x_{m=-1,n=2} \\ x_{m=0,n=-2} & x_{m=0,n=-1} & x_{m=0,n=0} & x_{m=0,n=1} & x_{m=0,n=2} \\ x_{m=1,n=-2} & x_{m=1,n=-1} & x_{m=1,n=0} & x_{m=1,n=1} & x_{m=1,n=2} \\ x_{m=2,n=-2} & x_{m=2,n=-1} & x_{m=2,n=0} & x_{m=2,n=1} & x_{m=2,n=2} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \frac{1}{5} & \frac{1}{10} & \frac{1}{17} & \frac{1}{26} & \frac{1}{37} \\ \frac{1}{1} & \frac{1}{2} & \frac{1}{5} & \frac{1}{10} & \frac{1}{17} \\ \frac{1}{5} & \frac{1}{2} & 1 & \frac{1}{2} & \frac{1}{5} \\ \frac{1}{17} & \frac{1}{10} & \frac{1}{5} & \frac{1}{2} & \frac{1}{1} \\ \frac{1}{37} & \frac{1}{26} & \frac{1}{17} & \frac{1}{10} & \frac{1}{5} \end{pmatrix}$$

gegeben.

Der Koeffizientenvektor  $\mathbf{c}$  und der Vektor  $\mathbf{q}$  sind gegeben:

$$\mathbf{c} = (c_{-2} \ c_{-1} \ c_0 \ c_1 \ c_2)^T, \quad \mathbf{q} = (0 \ 0 \ 1 \ 0 \ 0)^T$$

Die linearen Gleichungen  $\mathbf{X}\mathbf{c} = \mathbf{q}$  können dann durch die Inversion der Matrix  $\mathbf{X}$  gelöst werden. Folglich erhalten wir

$$\mathbf{c}_{opt} = \mathbf{X}^{-1}\mathbf{q} = (-2.2 \ 4.9 \ -3 \ 4.9 \ -2.2)^T$$





## 3.3 MMSE Lösung für linearen Entzerrer (Minimum-Mean-Square-Error)

Durch Rauschen verfälschter Ausgang des Entzerrers, welcher

$$z(t) = \sum_{n=-N}^N c_n y(t - n\tau)$$

ist, wobei  $y(t)$  den Eingang des Entzerrers darstellt. Der Ausgang wird bei den Zeiten  $t = mT$  abgetastet. Somit ergibt sich

$$z(mT) = \sum_{n=-N}^N c_n y(mT - n\tau)$$

Der Fehler ist als die Differenz zwischen  $a_m$  und  $z(mT)$  definiert.





Der MSE (Mean-Square-Error) zwischen  $a_m$  und  $z(mT)$  ist

$$\begin{aligned}MSE &= E\left(z(mT) - a_m\right)^2 \\&= E\left(\sum_{n=-N}^N c_n y(mT - n\tau) - a_m\right)^2 \\&= \sum_{n=-N}^N \sum_{\nu=-N}^N c_n c_\nu R_{YY}(n - \nu) - 2 \sum_{\nu=-N}^N c_\nu R_{AY}(\nu) + E(a_m^2)\end{aligned}$$

wobei die Korrelationen definiert sind als

$$R_{YY}(n - \nu) = E\left(y(mT - n\tau)y(mT - \nu\tau)\right)$$

$$R_{AY}(\nu) = E\left(y(mT - \nu\tau)a_m\right)$$

und der Erwartungswert bezüglich der zufälligen Informationssequenz  $a_m$  und des additiven Rauschens berechnet wurde.





Die notwendigen Bedingungen für den MMSE sind:

$$\sum_{n=-N}^N c_n R_{YY}(n - \nu) = R_{YA}(\nu), \nu = \pm 1, \pm 2, \dots, \pm N$$

Dies sind  $(2N + 1)$  lineare Gleichungen für die Entzerrerkoeffizienten.

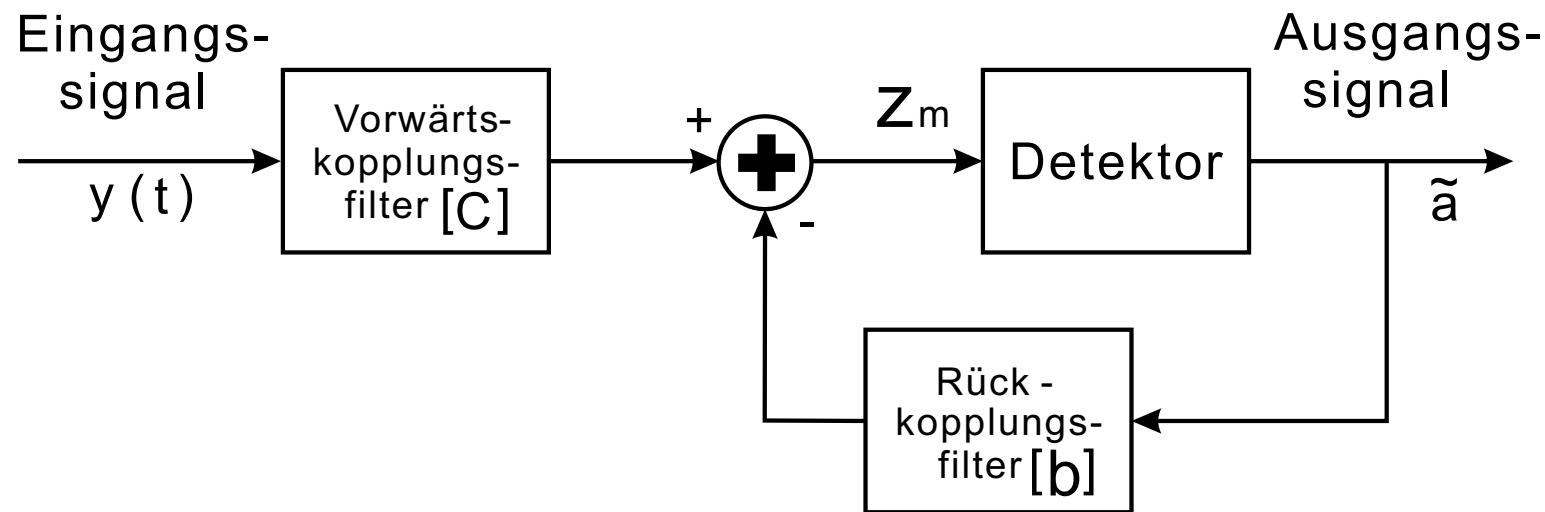




## 4.1 Entscheidungsrückkopplungs-Entzerrer (Decision Feedback Equalizer)

Wenn Kanäle in ihrem Spektrum Nullstellen aufweisen, so ist ein linearer Entzerrer nicht mehr in der Lage die ISI ausreichend zu kompensieren.

Ein nichtlinearer Entzerrer, wie DFE, kann die verstärkte ISI kompensieren.



$$z_m = \sum_{n=1}^{N_1} c_n y(mT - n\tau) - \sum_{n=1}^{N_2} b_n \tilde{a}_{m-n}$$





## 4.2 MMSE Lösung für DFE

Zur Bestimmung der Koeffizienten wird das bekannte MMSE angewendet.

$$\begin{aligned}MSE &= E(z_m - a_m)^2 \\ &= E\left(\sum_{n=1}^{N_1} c_n y(mT - n\tau) - \sum_{n=1}^{N_2} b_n \tilde{a}_{m-n} - a_m\right)^2\end{aligned}$$



# Entzerrerauswahl



Die folgende Tabelle zeigt eine mögliche Entzerrerauswahl in Abhängigkeit verschiedener Kanaleigenschaften.

<b>Kanaleigenschaften</b>	<b>Entzerrertyp</b>
keine Nullstellenbereiche im Amplitudenspektrum(zeitinvariant)	linearer Entzerrer (preset-Methode)
keine Nullstellenbereiche im Amplitudenspektrum(zeitvariant)	linearer Entzerrer (adaptive-Methode)
Nullstellenbereiche im Amplitudenspektrum(zeitinvariant)	nichtlinearer Entzerrer (preset-Methode)
Nullstellenbereiche im Amplitudenspektrum(zeitvariant)	nichtlinearer Entzerrer (adaptive-Methode)







- John G.Proakis:**Digital Communications**,4.Auflage,McGraw-Hill,2001
- John G.Proakis,Masoud Salehi:**Grundlagen der Kommunikationstechnik**,  
2.Auflage,Pearson Education,2004
- Jürgen Göbel:**Kommunikationstechnik**,Hüthig Verlag Heidelberg,1999
- Martin Meyer:**Kommunikationstechnik**,2.Auflage,Vieweg Verlag,2002
- Karlheinz Ochs:**Übertragung Digitaler Signale**,0.2.Auflage,Vorlesungsskript,2005

