

## 6. Übung zur Theoretischen Informationstechnik I

Prof. Dr. Rudolf Mathar, Meik Dörpinghaus, Daniel Bielefeld  
26.11.2010

**Aufgabe 1.** Ein typisches stochastisches Modell zur Modellierung eines Funkkanals ohne direkte Sichtverbindung ist der Rayleigh-Fading Kanal. Wie aus der Vorlesung bekannt, kann ein zeitdiskreter Rayleigh-Fading Kanal durch

$$h_k = |h_k| \exp(i\phi_k)$$

beschrieben werden, wobei

- $|h_k|$  die Amplitude mit der Verteilungsdichte

$$f_{|h_k|}(|h_k|) = \frac{2|h_k|}{\sigma_h^2} \exp\left(-\frac{|h_k|^2}{\sigma_h^2}\right) \mathbb{I}_{[0,\infty)}(|h_k|)$$

- und  $\phi_k$  die Phase mit der Verteilungsdichte

$$f_{\phi_k}(\phi_k) = \frac{1}{2\pi} \mathbb{I}_{[0,2\pi)}(\phi_k)$$

ist. Hier bezeichnet der Index  $k$  einen beliebigen Zeitpunkt.

Die Zufallsvariablen  $|h_k|$  und  $\phi_k$  sind stochastisch unabhängig.

- a) Berechnen Sie die Verteilungsdichtefunktion von  $|h_k|^2$ . Um welche Art von Verteilung handelt es sich?

$$f_{|h_k|}(|h_k|) = \frac{2|h_k|}{\sigma_h^2} \exp\left(-\frac{|h_k|^2}{\sigma_h^2}\right) \mathbb{I}_{[0,\infty)}(|h_k|)$$

ges:  $f_{|h_k|^2}(|h_k|^2) \quad x = |h_k|$

$$\begin{aligned} |h_k|^2 &= T(|h_k|) & T(x) &= x^2 = y \\ x &= T^{-1}(y) = \sqrt{y} \\ \frac{\partial T(x)}{\partial x} &= 2x \end{aligned}$$

$$f_{|h_k|^2}(x) = \frac{1}{\left|\frac{\partial T}{\partial x}\right|_{x=T^{-1}(y)}} f_{|h_k|}(T^{-1}(y)) = \frac{1}{|2x|_{x=\sqrt{y}}} f_{|h_k|}(\sqrt{y})$$

$$= \frac{1}{2\sqrt{y}} \cdot \frac{2\sqrt{y}}{\sigma_h^2} \exp\left(-\frac{(\sqrt{y})^2}{\sigma_h^2}\right) \mathbb{I}_{[0,\infty)}(\sqrt{y})$$

$$= \frac{1}{\sigma_h^2} \exp\left(-\frac{y}{\sigma_h^2}\right) \cdot \mathbb{I}_{[0,\infty)}(y)$$

Exponentialverteilung Parameter  $\frac{1}{\sigma_h^2}$

Durch folgende Beziehung sei der Ausgang  $y_k$  eines Funkkanals im komplexen Basisband beschrieben:

$$y_k = h_k \cdot x_k + n_k.$$

Hierbei ist  $n_k$  additives Rauschen. Wie auch der Kanal  $h_k$  ist  $n_k$  eine komplexe Größe, d.h.,

$$n_k = n_{R_k} + i \cdot n_{I_k}$$

mit dem Realteil  $n_{R_k}$  und dem Imaginärteil  $n_{I_k}$ . Die Zufallsvariablen  $n_{R_k}$  und  $n_{I_k}$  seien stochastisch unabhängig und identisch verteilt mit der Verteilungsdichtefunktion

$$f_{n_{R_k}}(z) = f_{n_{I_k}}(z) = \frac{1}{\sqrt{\pi\sigma_n^2}} \exp\left(-\frac{z^2}{\sigma_n^2}\right).$$

Des Weiteren ist  $x_k$  das Signal am Kanaleingang. Es hat die mittlere Leistung  $\sigma_x^2$ .

- b) Berechnen Sie die den Erwartungswert des Signal-zu-Rauschverhältnisses, welches folgendermassen definiert ist:

$$\text{SNR} = \frac{E[|h_k \cdot x_k|^2]}{E[|n_k|^2]}.$$

$$\begin{aligned} E[|n_k|^2] &= E[(n_{R_k} + i n_{I_k}) \cdot (n_{R_k} - i n_{I_k})] \\ &= E[n_{R_k}^2] + E[n_{I_k}^2] \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} f_{n_{R_k}}(z) &= f_{n_{I_k}}(z) = \frac{1}{\sqrt{\pi\sigma_n^2}} \exp\left(-\frac{z^2}{\sigma_n^2}\right) \\ &= \frac{1}{\sqrt{2\pi\sigma_n^2}} \exp\left(-\frac{z^2}{\sigma_n^2}\right) \\ &\sim \mathcal{N}\left(0, \frac{\sigma_n^2}{2}\right) \end{aligned}$$

$$\Rightarrow E[|n_k|^2] = \frac{\sigma_n^2}{2} + \frac{\sigma_n^2}{2} = \sigma_n^2$$

$$E[|h_k x_k|^2] = E[|h_k|^2 |x_k|^2] \stackrel{\text{s.u. } h_k, n_k}{=} E[|h_k|^2] E[|x_k|^2]$$

$$E[|h_k|^2] = \sigma_h^2$$

$$\Rightarrow E[|h_k x_k|^2] = \sigma_h^2 E[|x_k|^2] = \sigma_h^2 \sigma_x^2$$

$= \sigma_x^2$  da die mittlere Leistung von  $x_k$   $\sigma_x^2$  ist

$$\text{SNR} = \frac{\sigma_h^2 \sigma_x^2}{\sigma_n^2}$$

$$\sigma_n^2$$

c) Nehmen Sie nun an, dass die verwendeten Sendesymbole eine konstante Amplitude haben (PSK-Modulation, *Phase-Shift-Keying*), d.h.  $|x_k|^2 = \sigma_x^2$ . Gilt folgende Gleichung?

$$\frac{E[|h_k \cdot x_k|^2]}{E[|n_k|^2]} = E\left[\frac{|h_k \cdot x_k|^2}{|n_k|^2}\right]$$

Weitere Annahme:  $|x_k|^2 = \sigma_x^2$  Sendesymbole haben konstante Leistung

$$E\left[\frac{|h_k x_k|^2}{|n_k|^2}\right] = E[|h_k x_k|^2] \cdot E\left[\frac{1}{|n_k|^2}\right] \\ = \sigma_k^2 \sigma_x^2 E\left[\frac{1}{|n_k|^2}\right]$$

Analogie zwischen  $|n_k|^2$  und  $|h_k|^2$ :  $f_{|n_k|^2}(z) = \frac{1}{\sigma_n^2} \exp\left(-\frac{z}{\sigma_n^2}\right) \mathbb{1}_{(0, \infty)}(z)$

$$E\left[\frac{1}{|n_k|^2}\right] = \int_{-\infty}^{\infty} \frac{1}{z} f_{|n_k|^2}(z) dz = \int_0^{\infty} \frac{1}{z} \cdot \frac{1}{\sigma_n^2} \exp\left(-\frac{z}{\sigma_n^2}\right) dz \quad y = \frac{z}{\sigma_n^2} \quad z = y \cdot \sigma_n^2$$

$$\frac{dy}{dz} = \frac{1}{\sigma_n^2}$$

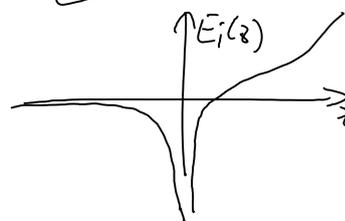
$$dz = \sigma_n^2 dy$$

$$= \int_0^{\infty} \frac{1}{y \sigma_n^2} \frac{1}{\sigma_n^2} \exp(-y) \sigma_n^2 dy$$

$$= \frac{1}{\sigma_n^2} \int_0^{\infty} \frac{1}{y} \exp(-y) dy = \frac{1}{\sigma_n^2} \lim_{x \rightarrow 0} \int_x^{\infty} \frac{1}{y} \exp(-y) dy$$

$$= -\frac{1}{\sigma_n^2} \lim_{x \rightarrow 0} \text{Ei}(-x) = \infty$$

$$\left[ \text{Def } \text{Ei}(z) = -\int_{-z}^{\infty} \frac{e^{-t}}{t} dt \right]$$



$$\Rightarrow E\left[\frac{|h_k x_k|^2}{|n_k|^2}\right] = \infty \neq \frac{E[|h_k x_k|^2]}{E[|n_k|^2]}$$

- d) Typischerweise ändert sich die Realisierung des Fadings nicht unabhängig von einem Zeitpunkt zum nächsten. Somit sind zwei aufeinanderfolgende Kanalrealisierungen  $h_k$  und  $h_{k+1}$  korreliert. Wir nehmen an, dass sowohl für den Realteil  $h_{R_k}$ , als auch für den Imaginärteil  $h_{I_k}$  von  $h_k$ , d.h.

$$h_k = h_{R_k} + i \cdot h_{I_k}$$

die Zeitpunkte  $k$  und  $k+1$  wie folgt korreliert sind:

$$E[h_{R_k} h_{R_{k+1}}] = E[h_{I_k} h_{I_{k+1}}] = c.$$

Darüberhinaus nehmen wir an, dass die Eingangssymbole eine konstante Amplitude  $\sigma_x$  und eine unabhängige Phase von Symbol zu Symbol haben. Ist in diesem Fall die der Zufallsvektor

$$\mathbf{y} = \begin{pmatrix} y_{R1} \\ y_{I1} \\ y_{R2} \\ y_{I2} \end{pmatrix}$$

gemeinsam normalverteilt?

$$h_k = h_{Rk} + i h_{Ik}$$

$$E[h_{Rk} \cdot h_{R_{k+1}}] = E[h_{Ik} \cdot h_{I_{k+1}}] = c$$

$$|x_k| = \sigma_x$$

Eingangssymbole  $x_k$

unabhängige Phasen haben

$$\underline{y} = \begin{pmatrix} y_{R1} \\ y_{I1} \\ y_{R2} \\ y_{I2} \end{pmatrix} \text{ sind die Elemente von } \underline{y} \text{ gemeinsam normalverteilt}$$

$$\begin{aligned} y_k &= x_k h_k + n_k = (x_{Rk} + i x_{Ik}) \cdot (h_{Rk} + i h_{Ik}) + n_{Rk} + i n_{Ik} \\ &= x_{Rk} h_{Rk} + i x_{Rk} h_{Ik} + i x_{Ik} h_{Rk} - x_{Ik} h_{Ik} + n_{Rk} + i n_{Ik} \\ &= \underbrace{x_{Rk} h_{Rk} - x_{Ik} h_{Ik} + n_{Rk}}_{\text{Re}(y_k) = y_{Rk}} + i \underbrace{(x_{Rk} h_{Ik} + x_{Ik} h_{Rk} + n_{Ik})}_{\text{Im}(y_k) = y_{Ik}} \end{aligned}$$