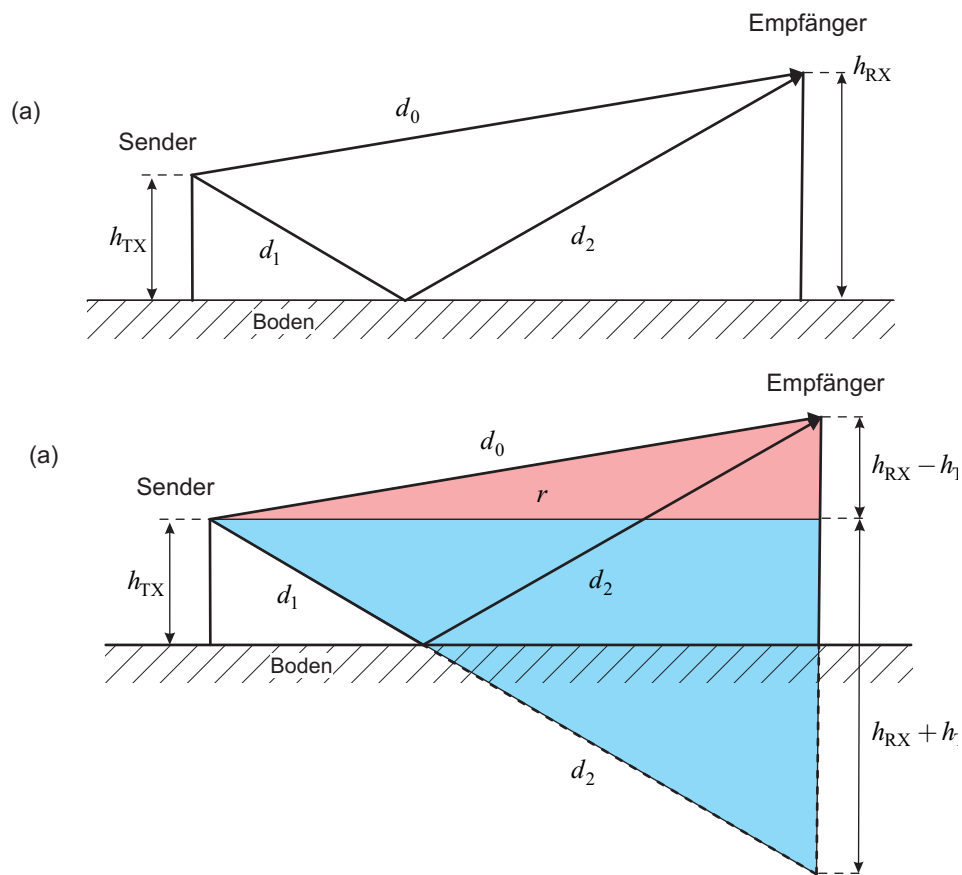


## H Aufgabenlösungen zu Kapitel 8

### H.1 Lösung der Übungsaufgabe 8.1

Zur Berechnung des Pfadverlustes beim Zweiwegemodell gehen wir von Bild H.1 aus.



**Bild H.1** Zur Berechnung des Pfadverlustes beim Zweiwegemodell

Vom Sender (Senderhöhe  $h_s = h_{TX}$ ) zum Empfänger (Empfängerhöhe  $h_e = h_{RX}$ ) muss die Welle auf dem *direkten Weg* die Strecke  $d_0$  und auf dem *indirekten Weg* mit Bodenreflexion die Strecke  $d_1 + d_2$  zurücklegen. Der horizontale Abstand zwischen Sender und Empfänger betrage  $r$ .

Am Ort des Empfängers überlagern sich die elektrischen Feldanteile beider Wege.

$$\vec{E}_{\text{RX}} = \vec{E}_{\text{direkt}} + \vec{E}_{\text{indirekt}} \quad (\text{H.1})$$

In der Praxis (Makrozellen beim Mobilfunk, Richtfunk) sind die Antennenhöhen  $h_{\text{TX}}$  und  $h_{\text{RX}}$  klein gegen den Antennenabstand  $r$ .

$$r \gg h_{\text{TX}}, h_{\text{RX}} \quad (\text{H.2})$$

Wir wollen zunächst den *Betrag* des elektrischen Feldes des direkten Weges berechnen. Für den Fall  $r \gg h_{\text{TX}}, h_{\text{RX}}$  gilt in guter Näherung

$$r \approx d_0 \approx d_1 + d_2 \quad (\text{H.3})$$

Für einen isotropen Kugelstrahler ist die Strahlungsleistungsdichte  $S$  dann

$$S = \frac{P}{4\pi r^2} = \frac{E_0^2}{Z_0} \quad (\text{H.4})$$

Lösen wir dies nach dem elektrischen Feld auf, so erhalten wir:

$$E_0 = \sqrt{\frac{P_{\text{TX}} Z_0}{4\pi r^2}} = \sqrt{\frac{P_{\text{TX}} Z_0}{4\pi}} \cdot \frac{1}{r} \quad (\text{H.5})$$

Unter Berücksichtigung der *Phase* können wir für den direkten Weg angeben:

$$E_{\text{direkt}} = E_0 e^{-jk d_0} \quad (\text{H.6})$$

Für den indirekten Weg gilt grundsätzlich der gleiche Betrag, allerdings ist noch ein Reflexionsfaktor  $r_{\text{Boden}}$  zu berücksichtigen. Für flachen Einfall wird dieser ungefähr  $r_{\text{Boden}} = -1$ .

$$E_{\text{indirekt}} = (-1) \cdot E_0 e^{-jk(d_1+d_2)}$$

Insgesamt erhalten wir bei der Überlagerung des direkten und indirekten Anteils:

$$E_{\text{RX}} = E_{\text{direkt}} + E_{\text{indirekt}} = E_0 e^{-jk d_0} - E_0 e^{-jk(d_1+d_2)} = E_0 e^{-jk d_0} (1 - e^{-jk(d_1+d_2-d_0)}) \quad (\text{H.7})$$

Ob sich die Feldanteile konstruktiv oder destruktiv überlagern hängt von der Phasendifferenz zwischen den Wellen ab. Die Phasendifferenz ergibt sich aus dem Wegunterschied  $\Delta d$ .

$$\Delta d = (d_1 + d_2) - d_0 \quad (\text{H.8})$$

Die Weglängendifferenz erhalten wir aus geometrischen Überlegungen nach Bild H.1. Für das rote Dreieck gilt nach dem Satz des Pythagoras:

$$r^2 + (h_{\text{RX}} - h_{\text{TX}})^2 = d_0^2 \quad (\text{H.9})$$

Für das blaue Dreieck gilt entsprechend:

$$r^2 + (h_{\text{RX}} + h_{\text{TX}})^2 = (d_1 + d_2)^2 \quad (\text{H.10})$$

Wir lösen die Gleichungen nach dem Quotient aus Weglänge und horizontalem Abstand  $r$  auf und nutzen den aus der Mathematik bekannten Zusammenhang für die Wurzel

$$\sqrt{1+x} \approx 1 + \frac{x}{2} \quad \text{für } x \ll 1 \quad . \quad (\text{H.11})$$

Es gilt also:

$$\frac{d_0}{r} = \sqrt{1 + \frac{(h_{\text{RX}} - h_{\text{TX}})^2}{r^2}} \approx 1 + \frac{(h_{\text{RX}} - h_{\text{TX}})^2}{2r^2} \quad (\text{H.12})$$

$$\frac{d_1 + d_2}{r} = \sqrt{1 + \frac{(h_{\text{RX}} + h_{\text{TX}})^2}{r^2}} \approx 1 + \frac{(h_{\text{RX}} + h_{\text{TX}})^2}{2r^2} \quad . \quad (\text{H.13})$$

Für die Weglängendifferenz erhalten wir so:

$$d_1 + d_2 - d_0 \approx r \left[ 1 + \frac{(h_{\text{RX}} + h_{\text{TX}})^2}{2r^2} - 1 - \frac{(h_{\text{RX}} - h_{\text{TX}})^2}{2r^2} \right] = \frac{2h_{\text{RX}}h_{\text{TX}}}{r} \quad (\text{H.14})$$

Der Betrag der Empfangsfeldstärke wird damit:

$$|E_{\text{RX}}| = E_0 \left| 1 - e^{-jk(d_1 + d_2 - d_0)} \right| = E_0 \left| 1 - e^{-jk \frac{2h_{\text{RX}}h_{\text{TX}}}{r}} \right| = \sqrt{\frac{P_{\text{TX}} Z_0}{4\pi}} \cdot \frac{1}{r} \left| 1 - e^{-jk \frac{2h_{\text{RX}}h_{\text{TX}}}{r}} \right| \quad (\text{H.15})$$

Ein isotroper Kugelstrahler nimmt aus diesem Feld eine Empfangsleistung auf von

$$P_{\text{RX}} = A_{\text{W}} \cdot S = \frac{\lambda^2}{4\pi} \cdot \frac{E_{\text{RX}}^2}{Z_0} = \frac{\lambda^2}{4\pi} \cdot \frac{P_{\text{TX}} Z_0}{Z_0 4\pi r^2} \left| 1 - e^{-jk \frac{2h_{\text{RX}}h_{\text{TX}}}{r}} \right|^2 \quad (\text{H.16})$$

Wir erhalten also für den Pfadverlust:

$$\frac{1}{L} = \frac{P_{\text{RX}}}{P_{\text{TX}}} = \left( \frac{\lambda}{4\pi r} \right)^2 \left| 1 - e^{-jk \frac{2h_{\text{RX}}h_{\text{TX}}}{r}} \right|^2 \quad (\text{H.17})$$

Mit  $k = 2\pi/\lambda_0$  schreiben wir:

$$\frac{1}{L} = \frac{P_{\text{RX}}}{P_{\text{TX}}} = \left( \frac{\lambda}{4\pi r} \right)^2 \left| 1 - e^{-j \frac{4\pi h_{\text{RX}}h_{\text{TX}}}{\lambda_0 r}} \right|^2 \quad (\text{H.18})$$

Das Betragsquadrat wollen wir noch umschreiben, indem wir einige mathematische Zusammenhänge nutzen. Nach der Eulerschen Formel ist:

$$e^{j\alpha} = \cos \alpha + j \sin \alpha \quad . \quad (\text{H.19})$$

Somit schreiben wir für das Betragsquadrat in Gleichung (H.18):

$$\begin{aligned}
 |1 - e^{j\alpha}|^2 &= \left| \underbrace{1 - \cos\alpha}_{\text{Realteil}} - j \underbrace{\sin\alpha}_{\text{Imag.}} \right|^2 = (1 - \cos\alpha)^2 + (\sin\alpha)^2 \\
 &= 1 - 2\cos\alpha + \underbrace{(\cos\alpha)^2 + (\sin\alpha)^2}_{=1} = 2(1 - \cos\alpha) .
 \end{aligned}
 \tag{H.20}$$

Aus Formel (H.18) erhalten wir so das Endergebnis:

$$\boxed{\frac{1}{L} = \frac{P_{\text{RX}}}{P_{\text{TX}}} = 2 \left( \frac{\lambda}{4\pi r} \right)^2 \left( 1 - \cos \left( \frac{4\pi h_{\text{RX}} h_{\text{TX}}}{\lambda_0 r} \right) \right)} .
 \tag{H.21}$$

## H.2 Lösung der Übungsaufgabe 8.2

Ausgangspunkt ist eine Funkverbindung mit

- Betriebsfrequenz  $f = 400$  MHz,
- Antennenhöhe Sender:  $h_s = h_{\text{TX}} = 5$  m,
- Antennenhöhe Empfänger:  $h_{\text{E1}} = h_{\text{RX1}} = 5$  m,
- Antennenabstand  $r_1 = 2$  km.

Nach Gleichung (8.10) im Buch ist mit  $\lambda_0 = c/f = 0,75$  m der Pfadverlust:

$$\frac{1}{L_1} = \frac{P_{\text{RX}}}{P_{\text{TX}}} = 2 \left( \frac{\lambda}{4\pi r_1} \right)^2 \left( 1 - \cos \left( \frac{4\pi h_{\text{RX1}} h_{\text{TX}}}{\lambda_0 r_1} \right) \right) \approx 3,892 \cdot 10^{-11} .
 \tag{H.22}$$

Die Näherungsformel für *große Abstände* (Gleichung (8.11) im Buch) liefert:

$$\frac{1}{L_1} = \frac{h_{\text{TX}}^2 h_{\text{RX1}}^2}{r_1^4} = 3,90625 \cdot 10^{-11} \rightarrow L_1 = 2,56 \cdot 10^{10} = 10 \lg(2,56 \cdot 10^{10}) = 104,08 \text{ dB} .
 \tag{H.23}$$

Wir können also vereinfachend mit der Näherungsformel rechnen.

Der Antennenabstand wird nun auf  $r_2 = 3$  km erhöht. Durch Anpassung der Empfängerantennenhöhe soll gewährleistet werden, dass der Pfadverlust gleich bleibt. Es muss also gelten:

$$\frac{1}{L_1} = \frac{h_{\text{TX}}^2 h_{\text{RX1}}^2}{r_1^4} = \frac{1}{L_2} = \frac{h_{\text{TX}}^2 h_{\text{RX2}}^2}{r_2^4} .
 \tag{H.24}$$

Daraus folgt für die neue Antennenhöhe des Empfängers

$$h_{\text{RX2}} = \left( \frac{r_2}{r_1} \right)^2 h_{\text{RX1}} = 11,25 \text{ m} .
 \tag{H.25}$$

### H.3 Lösung der Übungsaufgabe 8.3

Es gelten folgende Werte:

- Abstand  $r = 36000$  km,
- Frequenz  $f = 10$  GHz
- Gewinn Bodenstation  $G_b = 30$  dBi,
- Gewinn Satellit  $G_s = 30$  dBi.

Nach Gleichung (8.7) im Buch gilt für die isotrope Funkfelddämpfung

$$L_{F0} = 20 \lg \left( \frac{4\pi r f}{c_0} \right) = 203,57 \text{ dB} \quad . \quad (\text{H.26})$$

Die Empfangsleistung berechnen wir mit Gleichung (8.6) im Buch

$$\frac{P_{RX}}{\text{dBm}} = \frac{P_{TX}}{\text{dBm}} + \frac{G_S}{\text{dB}} + \frac{G_B}{\text{dB}} - \frac{L_{F0}}{\text{dB}} \quad (\text{H.27})$$

und erhalten

$$P_{RX} = \underbrace{30 \text{ dBm}}_{1\text{W}} + 30 \text{ dBi} + 20 \text{ dBi} - 203,56 \text{ dB} = -123,53 \text{ dBm} = 4,436 \cdot 10^{-16} \text{ W} \quad . \quad (\text{H.28})$$

-

(Stand: 01.08.2012)