Anhang

1.1 Formelsammlung

| | | Zehnerpotenz | Symbol | Präfix |
|------------------|---|-------------------|--------|--------|
| 10^{-12} | = | 0,000 000 000 001 | p | Piko |
| 10^{-9} | = | 0,000 000 001 | n | Nano |
| 10^{-6} | = | 0,000 001 | μ | Mikro |
| 10^{-3} | = | 0,001 | m | Milli |
| 10^{-2} | = | 0,01 | С | Zenti |
| 10^{-1} | = | 0,1 | d | Dezi |
| 10 ⁰ | = | 1 | - | - |
| 10 ¹ | = | 10 | da | Deka |
| 10 ² | = | 100 | h | Hekto |
| 10 ³ | = | 1000 | k | Kilo |
| 10 ⁶ | = | 1 000 000 | M | Mega |
| 10 ⁹ | = | 1 000 000 000 | G | Giga |
| 10 ¹² | = | 1 000 000 000 000 | T | Tera |

| Zweierpotenzen Bit | | | | | | | |
|--------------------|---|------|----|--|--|--|--|
| 2^0 | = | 1 | 0 | | | | |
| 2^1 | = | 2 | 1 | | | | |
| 2^2 | = | 4 | 2 | | | | |
| 2^3 | = | 8 | 3 | | | | |
| 2^4 | = | 16 | 4 | | | | |
| 2^5 | = | 32 | 5 | | | | |
| 2^6 | = | 64 | 6 | | | | |
| 2^7 | = | 128 | 7 | | | | |
| 28 | = | 256 | 8 | | | | |
| 2^9 | = | 512 | 9 | | | | |
| 2^{10} | = | 1024 | 10 | | | | |
| 2^{11} | = | 2048 | 11 | | | | |
| 2^{12} | = | 4096 | 12 | | | | |
| | | | | | | | |

Widerstände

Ohmsches Gesetz

$$U = R \cdot I$$
 $R = \frac{U}{I}$ $I = \frac{U}{R}$

Innenwiderstand

$$R_{\rm i} = \frac{\Delta U}{\Delta I}$$

Widerstand von Drähten

$$R = \frac{\rho \cdot l}{A_{\rm Dr}} \qquad \qquad A_{\rm Dr} = \frac{d^2 \cdot \pi}{4} = r^2 \cdot \pi$$

l: Drahtlänge $A_{\rm Dr}$: Drahtquerschnitt ρ : Spezifischer Widerstand in Ω mm²/m (Tabelle am Ende der Formelsammlung)

| Farbe | Wert | M | ul | tiplikator | |
|---------|------|-----------------|----|---------------|---------|
| Silber | - | 10^{-2} | = | 0,0 | 1 ±10% |
| Gold | - | 10^{-1} | = | 0,1 | ±5 % |
| Schwarz | 0 | 10 ⁰ | = | 1 | - |
| Braun | 1 | 10^1 | = | 10 | ±1% |
| Rot | 2 | 10 ² | = | 100 | ±2 % |
| Orange | 3 | 10^3 | = | 1000 | - |
| Gelb | 4 | 10^4 | = | 10 000 | - |
| Grün | 5 | 10 ⁵ | = | 100 000 | ±0,5 % |
| Blau | 6 | 10^{6} | = | 1 000 000 | ±0,25 % |
| Violett | 7 | 10 ⁷ | = | 10 000 000 | ±0,1 % |
| Grau | 8 | 10 ⁸ | = | 100 000 000 | - |
| Weiß | 9 | 10 ⁹ | = | 1 000 000 000 | - |
| Keine | - | | | - | ±20 % |

Widerstände in Reihenschaltung

$$R_{\rm G} = R_1 + R_2 + R_3 + \dots + R_{\rm N}$$

Bei 2 Widerständen gilt

$$R_{\rm G} = R_1 + R_2$$

Widerstände in Parallelschaltung

$$\frac{1}{R_G} = \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \dots + \frac{1}{R_N}$$

Bei 2 Widerständen gilt

$$R_{\rm G} = \frac{R_1 \cdot R_2}{R_1 + R_2}$$

Spannungsteiler (unbelastet)

$$U_{\rm G} = U_1 + U_2$$

$$\frac{U_1}{U_2} = \frac{R_1}{R_2}$$

$$U_{\rm G} = U_1 + U_2$$
 $\frac{U_1}{U_2} = \frac{R_1}{R_2}$ $\frac{U_2}{U_{\rm G}} = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$

Stromteiler

$$I_C = I_1 + I_2$$

$$I_{\rm G} = I_1 + I_2$$

$$\frac{I_2}{I_1} = \frac{R_1}{R_2}$$

Vorzugsreihen für die Nennwerte von Widerständen und Kondensatoren

Reihe Toleranz

Werte

| E6 | 20% | | | 1 | | | 1 | ,5 | | | 2 | ,2 | | | 3 | ,3 | | | 4 | ,7 | | | 6, | 8 | |
|-----|-----|---|-----|-----|-----|-----|-----|-----|----|-----|-----|-----|----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|-----|
| E12 | 10% | | 1 | 1 | ,2 | 1 | ,5 | 1 | ,8 | 2 | ,2 | 2 | ,7 | 3 | ,3 | 3 | ,9 | 4 | ,7 | 5 | ,6 | 6 | ,8 | 8, | ,2 |
| E24 | 5% | 1 | 1,1 | 1,2 | 1,3 | 1,5 | 1,6 | 1,8 | 2 | 2,2 | 2,4 | 2,7 | 3 | 3,3 | 3,6 | 3,9 | 4,3 | 4,7 | 5,1 | 5,6 | 6,2 | 6,8 | 7,5 | 8,2 | 9,1 |

Leistung

$$P = U \cdot I = \frac{U^2}{R} = I^2 \cdot R$$

$$U = \frac{P}{I} = \sqrt{P \cdot R}$$

$$I = \frac{P}{U} = \sqrt{\frac{P}{R}}$$

Arbeit/Energie

$$W = P \cdot t$$

Wirkungsgrad

$$\eta = \frac{P_{\rm ab}}{P_{\rm zu}} = \frac{P_{\rm ab}}{P_{\rm zu}} \cdot 100\,\% \qquad \qquad P_{\rm ab} = P_{\rm zu} - P_{\rm V}$$

$$P_{\rm ab} = P_{\rm zu} - P_{\rm V}$$

Wechselspannung

Effektiv- und Spitzenwerte bei Sinusförmiger Wechselspannung

$$\hat{U} = U_{\text{eff}} \cdot \sqrt{2}$$
 $U_{\text{SS}} = 2 \cdot \hat{U}$

$$II_{22} = 2 \cdot \hat{II}$$

Kreisfrequenz

$$\omega = 2 \cdot \pi \cdot f$$

Periodendauer

$$T = \frac{1}{f} \qquad f = \frac{1}{T}$$

Scheinwiderstand

$$Z = \sqrt{R^2 + X^2}$$

- Z: Scheinwiderstand
- X: Blindwiderstand

Induktivität/Spule

Induktiver Blindwiderstand

$$X_{\rm L} = \omega \cdot L$$

Induktivitäten in Reihenschaltung

$$L_G = L_1 + L_2 + L_3 + ... + L_N$$

Induktivitäten in Parallelschaltung

$$\frac{1}{L_{\rm G}} = \frac{1}{L_1} + \frac{1}{L_2} + \frac{1}{L_3} + \dots + \frac{1}{L_{\rm N}}$$

Induktivität der Ringspule

$$L = \frac{\mu_0 \cdot \mu_{\rm r} \cdot N^2 \cdot A_{\rm S}}{l_{\rm m}}$$

Induktivität einer langen Zylinderspule

$$L = \frac{\mu_0 \cdot \mu_r \cdot N^2 \cdot A_S}{I}$$

Induktivität von Ringkernspulen

Auch für mehrlagige Spulen

$$L = N^2 \cdot A_{L}$$

Magnetische Feldstärke in einer Ringspule

$$H = \frac{I \cdot N}{l_{\rm m}}$$

Magnetische Flussdichte

$$B_{\rm m}=\mu_r\cdot\mu_0\cdot H$$

Transformator/ Übertrager

Übersetzungsverhältnis

$$\ddot{u} = \frac{N_{\rm P}}{N_{\rm S}} = \frac{U_{\rm P}}{U_{\rm S}} = \frac{I_{\rm S}}{I_{\rm P}} = \sqrt{\frac{Z_{\rm P}}{Z_{\rm S}}}$$

Belastbarkeit von Wicklungen

$$I = S \cdot A_{\mathrm{Dr}} \text{ mit } S \approx 2,5 \, \frac{\mathrm{A}}{\mathrm{mm}^2}$$

Kapazität/Kondensator

Kapazitiver Blindwiderstand

$$X_{\rm C} = \frac{1}{\omega \cdot C}$$

Kondensatoren in Reihenschaltung

$$\frac{1}{C_{\rm G}} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \frac{1}{C_3} + \dots + \frac{1}{C_{\rm N}}$$

Kondensatoren in Parallelschaltung

$$C_G = C_1 + C_2 + C_3 + ... + C_N$$

Elektrische Feldstärke im homogenen Feld

$$E = \frac{U}{d}$$

Kapazität eines Kondensators

$$C = \epsilon_0 \cdot \epsilon_r \cdot \frac{A}{d}$$

A: Kondensatorplattenfläche

d: Plattenabstand

 ϵ_{r} : Relative Dielektrizitätszahl

(Tabelle am Ende der Formelsammlung)

Filter

RC-Tiefpass / RC-Hochpass

RL-Tiefpass / RL-Hochpass

$$f_{g} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R \cdot C}$$

$$f_{\rm g} = \frac{R}{2 \cdot \pi \cdot L}$$

fg: Grenzfrequenz (Frequenz am −3 dB-Punkt)

Schwingkreis

Es gilt

Reihenschwingkreis

Parallelschwingkreis

$$f_0 = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot \sqrt{L \cdot C}}$$

$$B = \frac{R_{\rm s}}{2 \cdot \pi \cdot L}$$

$$B = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_{\rm p} \cdot C}$$

Im Resonanzfall
$$X_C = X_L$$
 gilt

$$Q = \frac{f_0}{B} = \frac{X_{\rm L}}{R_{\rm s}}$$

$$Q = \frac{f_0}{B} = \frac{R_p}{X_I}$$

Transistor

Für Gleichstrom gilt

$$B = \frac{I_{\rm C}}{I_{\rm B}}$$

$$B = \frac{I_{\rm C}}{I_{\rm B}} \qquad I_{\rm E} = I_{\rm C} + I_{\rm B}$$

Für Wechselstrom gilt

$$v_{\rm I} = \beta = \frac{\Delta I_{\rm C}}{\Delta I_{\rm B}}$$
 $v_{\rm U} = \beta = \frac{\Delta U_{\rm CE}}{\Delta U_{\rm BE}}$ $v_{\rm P} = \beta^2 = v_{\rm U} \cdot v_{\rm I}$

$$v_{\rm P} = \beta^2 = v_{\rm U} \cdot v_{\rm I}$$

B: Gleichsstromverstärkung

 β : Wechselstromverstärkung

ZF und Spiegelfrequenzen

Um die Darstellung übersichtlich zu halten, wird der Fall $f_{ZF} = f_E + f_{OSZ}$ nicht betrachtet.

Zwischenfrequenz

$$f_{\rm ZF} = |f_{\rm E} - f_{\rm OSZ}| = \begin{cases} f_{\rm OSZ} - f_{\rm E} & \text{wenn } f_{\rm E} < f_{\rm OSZ} \\ f_{\rm E} - f_{\rm OSZ} & \text{wenn } f_{\rm E} > f_{\rm OSZ} \end{cases}$$

$$f_{\rm ZF} : \text{Zwischenfrequenz}$$

$$f_{\rm E} : \text{Eingangsfrequenz}$$

$$f_{\rm OSZ} : \text{Oszillatorfrequenz}$$

Spiegelfrequenz

$$f_{S} = 2 \cdot f_{OSZ} - f_{E} = \begin{cases} f_{OSZ} + f_{ZF} = f_{E} + 2 \cdot f_{ZF} & \text{wenn } f_{E} < f_{OSZ} \\ f_{OSZ} - f_{ZF} = f_{E} - 2 \cdot f_{ZF} & \text{wenn } f_{E} > f_{OSZ} \end{cases}$$

Pegel

Leistungs und Spannungspegel

$$p = 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{P}{1 \text{ mW}}\right) \text{dBm}$$
$$p = 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{P}{1 \text{ W}}\right) \text{dBW}$$
$$u = 20 \cdot \log_{10} \left(\frac{P}{0.775 \text{ V}}\right) \text{dBu}$$

Verstärkung/Gewinn

$$g = 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{P_2}{P_1}\right) dB$$
 $g = 20 \cdot \log_{10} \left(\frac{U_2}{U_1}\right) dB$

Dämpfung/Verluste

$$a = 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{P_1}{P_2} \right) \mathrm{dB} \qquad \qquad a = 20 \cdot \log_{10} \left(\frac{U_1}{U_2} \right) \mathrm{dB}$$

Leistungsverhältnis Spannungsverhältnis

| -20 dB | 0,01 | 0,1 |
|--------|------|------|
| -10 dB | 0,1 | 0,32 |
| -6 dB | 0,25 | 0,5 |
| -3 dB | 0,5 | 0,71 |
| -1 dB | 0,79 | 0,89 |
| 0 dB | 1 | 1 |
| 1 dB | 1,26 | 1,12 |
| 3 dB | 2 | 1,41 |
| 6 dB | 4 | 2 |
| 10 dB | 10 | 3,16 |
| 20 dB | 100 | 10 |
| | | |

P₁: Eingangsleistung
P₂: Ausgangsleistung
U₁: Eingangsspannung
U₂: Ausgangsspannung

Strahlungsleistung und Gewinn von Antennen

ERP

$$p_{\text{ERP}} = p_{\text{S}} - a + g_{\text{d}}$$
$$P_{\text{ERP}} = P_{\text{S}} \cdot 10^{\frac{g_{\text{d}} - a}{10 \text{dB}}}$$

Feldstärke im Fernfeld einer Antenne

$$E = \frac{\sqrt{30\,\Omega \cdot P_{\rm A} \cdot G_{\rm i}}}{d} = \frac{\sqrt{30\,\Omega \cdot P_{\rm EIRP}}}{d}$$

Gilt für Freiraumausbreitung ab $d > \frac{\lambda}{2 \cdot \pi}$ $P_{\rm A}$: Leistung an der Antenne

Gewinn von Antennen

$$G_{
m i} = G_{
m d} \cdot 1{,}64 \qquad g_{
m i} = g_{
m d} + 2{,}15\,{
m dB} \qquad G = 10^{rac{g}{10{
m dB}}}$$

EIRP

$$p_{\rm EIRP} = p_{\rm ERP} + 2.15 \, {\rm dB}$$

 $P_{\rm EIRP} = P_{\rm ERP} \cdot 1.64 = P_{\rm S} \cdot 10^{\frac{g_{\rm d} - a + 2.15 \, {\rm dB}}{10 \, {\rm dB}}}$

Halbwellendipol

$$G_{\rm i} = 1,64$$
 $g_{\rm i} = 2,15\,{\rm dB}$

 $\lambda/4$ -Vertikalantenne mit Bodenreflektion

$$G_{\rm i} = 3,28$$
 $g_{\rm i} = 5,15\,{\rm dB}$

Parabolspiegelantenne

$$g_i = 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{\pi \cdot d}{\lambda} \right)^2 \cdot \eta \, dB$$

Rauschen

Thermisches Rauschen

$$\begin{split} P_{\mathrm{R}} &= k \cdot T_{\mathrm{K}} \cdot B \\ \Delta p_{\mathrm{R}} &= 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{B_1}{B_2} \right) \mathrm{dB} \\ U_{\mathrm{R}} &= 2 \cdot \sqrt{P_{\mathrm{R}} \cdot R} \end{split}$$

P_R: Rauschleistung

 $\Delta p_{\rm R}$: Pegelunterschied der Rauschleistungen in B_1 und

 B_2 z. B. in dB

Signal-Rauschverhältnis (SNR)

$$\mathsf{SNR} = 10 \cdot \log_{10} \left(\frac{P_\mathsf{S}}{P_\mathsf{N}} \right) \mathsf{dB} = 20 \cdot \log_{10} \left(\frac{U_\mathsf{S}}{U_\mathsf{N}} \right) \mathsf{dB}$$

Shannon-Hartley-Gesetz für AWGN-Kanal

$$C = \frac{B}{1 \text{ Hz}} \cdot \log_2 \left(1 + \frac{P_{\text{S}}}{P_{\text{N}}} \right) \frac{\text{bit}}{\text{s}}$$

Rauschzahl

$$F = \frac{\left(\frac{P_{S}}{P_{N}}\right)_{\text{Eingang}}}{\left(\frac{P_{S}}{P_{N}}\right)_{\text{Ausgang}}}$$

$$a_{F} = 10 \cdot \log_{10} (F)$$

$$a_{F} = \text{SNR}_{\text{Eingang}} - \text{SNR}_{\text{Ausgang}}$$

 $P_{\rm S}$: Signalleistung $U_{\rm N}$: Rauschspannung $P_{\rm N}$: Rauschleistung $U_{\rm S}$: Signalspannung

 ${\cal C}\;$: Maximale Datenübertragungsrate

B: Bandbreite in Hz

Logarithmus zur Basis 2

$$\log_2(x) = \frac{\log_{10}(x)}{\log_{10}(2)}$$

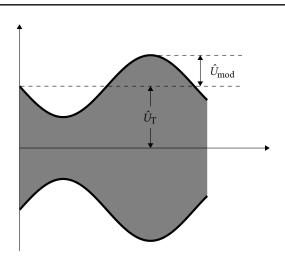
Amplitudenmodulation

Modulationsgrad

$$m = \frac{\hat{U}_{\text{mod}}}{\hat{U}_{\text{T}}}$$

Bandbreite

$$B = 2 \cdot f_{\text{mod max}}$$



Frequenzmodulation

Modulationsindex

$$m = \frac{\Delta f_{\rm T}}{f_{\rm mod}}$$

 $\Delta f_{\rm T}$: Frequenzhub

Carson-Bandbreite

$$B \approx 2 \cdot (\Delta f_{\rm T} + f_{\rm mod \ max})$$

Ungefähre FM-Bandbreite B enthält etwa 99 % der Gesamtleistung des Signals

Wellenlänge und Frequenz

Lichtgeschwindigkeit

$$c = f \cdot \lambda$$
 $f = \frac{c}{\lambda}$ $\lambda = \frac{c}{f}$

Im Freiraum gilt

$$c = c_0 \approx 3 \cdot 10^8 \, \frac{\text{m}}{\text{s}} \approx 300\,000\,000 \, \frac{\text{m}}{\text{s}}$$

$$f[{\rm MHz}] pprox rac{300}{\lambda \, [{
m m}]} \qquad \quad \lambda \, [{
m m}] pprox rac{300}{f[{
m MHz}]}$$

Verkürzungsfaktor von HF-Leitungen

$$k_{\rm V} = \frac{l_{\rm G}}{l_{\rm E}} = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_{\rm r}}} = \frac{c}{c_0}$$

 $l_{\rm G}$: mechanische Länge $l_{\rm E}$: elektrische Länge

Reflektio

Stehwellenverhältnis (SWR, SWV, VSWR)

$$s = \frac{U_{max}}{U_{min}} = \frac{U_v + U_r}{U_v - U_r} = \frac{\sqrt{P_v} + \sqrt{P_r}}{\sqrt{P_v} - \sqrt{P_v}} = \frac{1 + |r|}{1 - |r|}$$

$$s = \frac{R_2}{Z}$$
 wenn $R_2 > Z$ und $s = \frac{Z}{R_2}$ wenn $R_2 < Z$

Reflektionsfakto

$$|r| = \frac{s-1}{s+1} = \left| \frac{R_2 - Z}{R_2 + Z} \right| = \frac{|U_{\rm r}|}{|U_{\rm v}|} = \sqrt{\frac{P_{\rm r}}{P_{\rm v}}}$$

Rücklaufende Leistung

$$P_{\mathbf{r}} = P_{\mathbf{v}} \cdot |\mathbf{r}|^2$$

An R₂ abgegebene Leistung

$$P_{\rm ab} = P_{\rm v} \cdot \left(1 - |\mathbf{r}|^2\right)$$

 $U_{\rm V}$: Spannung der hinlaufenden Welle $U_{\rm r}$: Spannung der rücklaufenden Welle Z: Wellenwiderstand der HF-Leitung

 R_2 : reeller Abschlusswiderstand der HF-Leitung

 $P_{\rm v}$: vorlaufende Leistung

 $P_{\rm r}$: rücklaufende (reflektierte) Leistung

 $P_{\rm ab}$: Leistung an R_2

Wellenwiderstand

HF-Leitungen

$$Z = \sqrt{\frac{L'}{C'}}$$

Koaxiale Leitungen

$$Z = \frac{60 \,\Omega}{\sqrt{\epsilon_{\rm r}}} \cdot \ln \left(\frac{D}{d} \right)$$

D: Innendurchmesser Außenleiter *d*: Durchmesser des Innenleiters

Symmetrische Zweidrahtleitungen (a/d > 2.5)

$$Z = \frac{120\,\Omega}{\sqrt{\epsilon_{\rm r}}} \cdot \ln\left(\frac{2 \cdot a}{d}\right)$$

a: Mittenabstand der Leiterd: Durchmesser der Leiter

Viertelwellentransformator

$$Z = \sqrt{Z_{\rm E} \cdot Z_{\rm A}}$$

Z: erforderlicher Wellenwiderstand einer $\lambda/4$ -Transformationsleitung

Weitere Formeln

Höchste brauchbare Frequenz

$$MUF \approx \frac{f_c}{\sin(\alpha)}$$
 $f_{opt} = MUF \cdot 0.85$

 $f_{
m opt}$: Optimale Arbeitsfrequenz

Empfindlich eit von Messsystemen

$$E_{\rm MESS} = \frac{R_{\rm i}}{U_{\rm i}} = \frac{1}{I_{\rm i}}$$

 $E_{
m MESS}$: Empfindlichkeit in $rac{\Omega}{
m V}$ $U_{
m i}$: Spannung am System bei Vollausschlag : Strom durch das System bei Vollausschlag

Relativer maximaler Fehler

$$F_{\rm W} = \pm \frac{G}{100} \cdot \frac{W_{\rm E}}{W_{\rm M}}$$

: relativer maximaler Fehler (in %)

: Genauigkeitsklasse des Messinstruments $W_{\rm E}$: Endwert des Messbereichs W_M : abgelesener Wert (Ist-Wert)

Abtasttheorem

$$f_{\text{abtast}} > 2 \cdot f_{\text{max}}$$

 $f_{
m abtast}$: Abtastrate

 f_{\min} : Minimale Frequenz $f_{
m max}$: Maximale Frequenz

für Nicht-Basisband-Signale

$$f_{\mathrm{abtast}} > 2 \cdot (f_{\mathrm{max}} - f_{\mathrm{min}}) \text{ wenn } f_{\mathrm{abtast}} < f_{\mathrm{min}} \text{ oder } f_{\mathrm{abtast}} > f_{\mathrm{max}}$$

Datenübertragungs-/Symbolrate

$$C = R_{\rm S} \cdot n$$

: Datenübertragungsrate in Bit/s

 R_{S} : Symbolrate in Baud

: Symbolgröße in Bit/Symbol

1.2 Formelzeichen, Konstanten und Tabellen

Sofern bei der jeweiligen Formel nicht anders angegeben, gilt:

| A | Querschnitt, Fläche | σ | Verstärkungsmaß/Gewinn (z. B. in dB) |
|--|--|---------------------|---|
| A_{Dr} | Drahtquerschnitt | g g, | Gewinn bezogen auf den Halbwellendipol |
| A_{Fe} | Eisenkernquerschnitt | <i>g</i> d | (z. B. in dB) |
| $A_{ m L}$ | Induktivitätskonstante (z. B. in nH) | gi | Gewinn bezogen auf den isotropen Strahler (z. B. in dB) |
| $A_{ m S}$ | Querschnittsfläche der Spule | GPSDO | GPS Disciplined Oscillator |
| a | Dämpfungsmaß (z.B. in dB) | | (GPS-synchronisierter Oszillator) |
| $a_{ m F}$ | Rauschzahl gemessen mit | Н | magnetische Feldstärke |
| | Eingangsabschluss bei 290 K (z. B. in dB) | I | Stromstärke |
| AWGN | Additive White Gaussian Noise (Additives weißes gaußsches Rauschen) | $I_{ m B}$ | Basisgleichstrom |
| B, B_1, B_2 | Bandbreiten | $I_{\rm C}$ | Kollektorgleichstrom |
| $B_{ m m}$ | magnetische Flussdichte | $I_{ m E}$ | Emittergleichstrom |
| C | Kapazität | I_{G} | Gesamtstrom |
| C' | Kapazitätsbelag (Kapazität pro Meter) | $I_{ m P}$ | Primärstromstärke |
| $C_{ m G}$ | Gesamtkapazität | $I_{\rm S}$ | Sekundärstromstärke |
| C_1 , C_2 , C_3 , | Teilkapazitäten | I_1 , I_2 | Teilströme |
| $C_1, C_2, C_3,$ C_n | Tenkapazitaten | k | Boltzmann-Konstante, $k = 1,38 \cdot 10^{-23} \frac{Ws}{K}$ |
| c | Phasengeschwindigkeit | $k_{ m v}$ | Verkürzungsfaktor |
| c_0 | Vakuumlichtgeschwindigkeit, $c_0 = 3 \cdot 10^8 \frac{\text{m}}{\text{s}}$ | L | Induktivität |
| d | Abstand, Entfernung | L' | Induktivitätsbelag (Induktivität pro Meter) |
| E | elektrische Feldstärke | $L_{\rm G}$ | Gesamtinduktivität |
| EIRP | äquivalente isotrope Strahlungsleistung | $L_1, L_2, L_3,$ | Teilinduktivitäten |
| ERP | äquivalente (effektive) Strahlungsleistung | L_n | 1 = |
| e | Eulersche Zahl, e = 2,718 | l | Länge |
| F | Rauschzahl (Eingangsabschluss bei 290 K) | l _m | mittlere Feldlinienlänge |
| f | Frequenz | MUF | Höchste brauchbare Frequenz bei der Ausbreitung elektromagnetischer Wellen |
| $f_{\rm c}$, $f_{\rm k}$, $f_{\rm krit}$, | Höchste Frequenz, bei der senkrecht in die | | infolge ionosphärischer Brechung |
| $f_{ m oF2}$ | Ionosphäre eintretende Strahlung von der gegebenen Region noch gebrochen wird | m | Modulationsindex |
| $f_{ m E}$ | eingestellte Empfangsfrequenz | N | Windungszahl |
| $f_{ m g}$ | Grenzfrequenz | $N_{ m P}$ | Primärwindungszahl |
| $f_{ m mod}$ | Modulationsfrequenz | $N_{ m S}$ | Sekundärwindungszahl |
| $f_{ m modmax}$ | höchste Modulationsfrequenz | $N_{ m V}$ | Windungszahl pro Volt |
| $f_{ m opt}$ | optimale Frequenz | OCXO | Oven-Controlled Crystal Oscillator (Quarzoszillator mit Quarzofen) |
| f_{OSZ} | Oszillatorfrequenz | P | Leistung |
| f_{S} | Spiegelfrequenz | P_{R} | Rauschleistung |
| $f_{ m ZF}$ | Zwischenfrequenz | $P_{\rm S}$ | Senderleistung |
| f_0 | Resonanzfrequenz | $P_{\rm ERP}$ | ERP Strahlungsleistung |
| G | Gewinnfaktor | P_{EIRP} | EIRP Strahlungsleistung |
| G_{d} | Gewinnfaktor bezogen auf den | $P_{ m V}$ | Verlustleistung |
| | Halbwellendipol | $P_{ m ab}$ | abgegebene Leistung |
| $G_{\mathbf{i}}$ | Gewinnfaktor bezogen auf den isotropen Strahler | $P_{ m zu}$ | zugeführte Leistung |

| p | Pegel der Leistung (z.B. in dBm oder dBW) | $v_{ m I}$ | Wechselstromverstärkung |
|-----------------------|---|--------------------|--|
| <i>p</i> s | Pegel der Senderleistung (z.B. in dBm) | v_{U} | Wechselspannungsverstärkung |
| p_{ERP} | Pegel der ERP Strahlungsleistung (z. B. in | $v_{ m P}$ | Leistungsverstärkung für Wechselstrom |
| <i>P</i> EIRP | dBm) Pegel der EIRP Strahlungsleistungen (z. B. in dBm) | VCO | Voltage-Controlled Oscillator (Spannungsgesteuerter Oszillator) |
| PEP | Peak Envelope Power | W | Arbeit/Energie |
| 1 11 | (Hüllkurvenspitzenleistung) | X | Blindwiderstand |
| Q | Güte | $X_{\mathbb{C}}$ | kapazitiver Blindwiderstand |
| R | Widerstand | $X_{ m L}$ | induktiver Blindwiderstand |
| $R_{\rm G}$ | Gesamtwiderstand | XO | Crystal Oscillator (Quarzoszillator) |
| R_i | Innenwiderstand | Z | Wellenwiderstand |
| $R_1, R_2, R_3,$ | Teilwiderstände | $Z_{ m A}$ | Ausgangsscheinwiderstand |
| R_n | | $Z_{ m E}$ | Eingangsscheinwiderstand |
| $R_{\rm p}$ | paralleler Verlustwiderstand | $Z_{ m F0}$ | Feldwellenwiderstand des freien Raumes, |
| $R_{\rm S}$ | serieller Verlustwiderstand | | $\sqrt{\mu_0}$ 100 C |
| r | Reflektionsfaktor | | $Z_{	ext{F0}} = \sqrt{rac{\mu_0}{\epsilon_0}} = 120\pi\Omega$ |
| S | Stromdichte | $Z_{ m P}$ | Primärer Scheinwiderstand |
| SNR | Signal-Rauschverhältnis (z. B. in dB) | $Z_{ m S}$ | Sekundärer Scheinwiderstand |
| s, SWR, SWV, | Stehwellenverhältnis oder Welligkeit | ΔI | Stromänderung |
| VSWR | | $\Delta I_{ m B}$ | Basisstromänderung |
| T | Periodendauer | $\Delta I_{ m C}$ | Kollektorstromänderung |
| $T_{ m K}$ | Temperatur in Kelvin bezogen auf den absoluten Nullpunkt T_0 | ΔU | Spannungsänderung |
| | $(T_0 = 0 \text{ K} = -273,15 ^{\circ}\text{C}; \text{d. h. } 20 ^{\circ}\text{C} \approx 293 \text{ K})$ | | Kollektor-Emitter-Spannungsänderung |
| t | Zeit | $\Delta U_{ m CE}$ | |
| TCXO | Temperature Compensated Crystal | $\Delta U_{ m BE}$ | Basis-Emitter-Spannungsänderung |
| | Oscillator (Temperaturkompensierter Quarzoszillator) | α | Abstrahlwinkel der Antenne (Höhenwinkel) |
| U | Spannung | β | Wechselstromverstärkung |
| $U_{ m eff}$ | Effektivspannung | ϵ_0 | elektrische Feldkonstante, |
| $U_{ m G}$ | Gesamtspannung | | $\epsilon_0 = \frac{1}{\mu_0 \cdot c_0^2} = 0.885 \cdot 10^{-11} \frac{\text{A s}}{\text{V m}}$ |
| $U_{ m P}$ | Primärspannung | | $\mu_0 \cdot c_0^2$ V m |
| $U_{ m R}$ | effektive Rauschspannung an R | $\epsilon_{ m r}$ | relative Dielektrizitätszahl |
| $U_{\rm S}$ | Sekundärspannung | η | Wirkungsgrad |
| $U_{ m SS}$ | Spannung von Spitze zu Spitze | λ | Wellenlänge |
| U_1, U_2 | Teilspannungen | μ_0 | magnetische Feldkonstante, |
| \hat{U} | Spitzenspannung | | $\mu_0 = \frac{4\pi}{10^7} \frac{\text{V s}}{\text{A m}} = 1,2566 \cdot 10^{-6} \frac{\text{H}}{\text{m}}$ |
| $\hat{U}_{	ext{mod}}$ | Amplitude der Modulationsspannung | | $\mu_0 = \frac{10^7}{10^7} \frac{Am}{Am} = 1,2300 \cdot 10 = \frac{1}{m}$ |
| $\hat{U}_{ m T}$ | Amplitude der HF-Trägerspannung | $\mu_{ m r}$ | relative Permeabilität (Luft ≈ 1) |
| u | Pegel der Spannung (z. B. in dBu) | ρ | spezifischer elektrischer Widerstand |
| ü | Übersetzungsverhältnis | ω | Kreisfrequenz |
| | • | | |

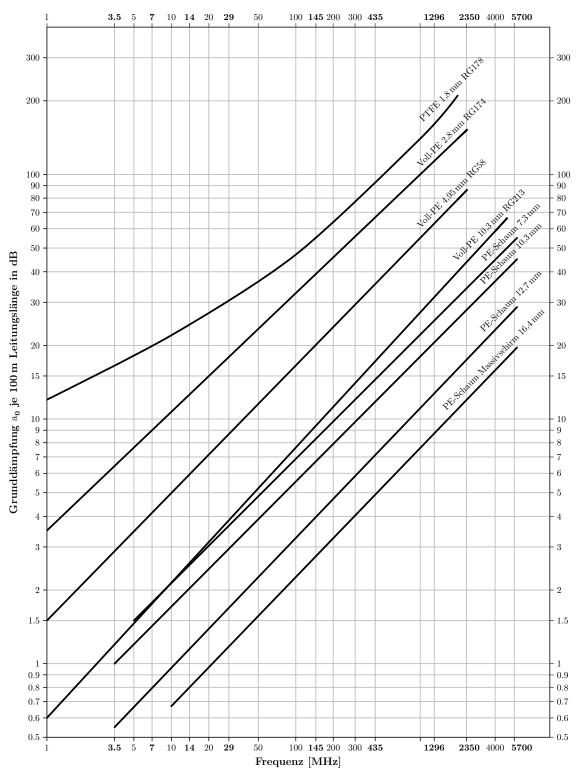
Spezifische Widerstand in $\Omega mm^2/m$

| Material | Wert |
|-----------|-------|
| Kupfer | 0,018 |
| Aluminium | 0,028 |
| Gold | 0,022 |
| Silber | 0,016 |
| Zink | 0,11 |
| Eisen | 0,1 |
| Messing | 0,07 |

Relative Dielektrizitätszahl

| Material | Wert |
|-----------------------|---------|
| Luft (trocken) | 1,00059 |
| Voll-PE (Polyäthylen) | 2,29 |
| Schaum-PE | 1,5 |
| PTFE (Teflon) | 2,0 |

1.3 Kabeldämpfungsdiagramm Koaxialkabel



Dämpfung gebräuchlicher Koaxleitungen in Abhängigkeit von der Betriebsfrequenz für eine Länge von 100 m