

Name: _____

Formelsammlung

für die Funkamateurrprüfung

© Stephan Bolli 2006

Widerstand

Serieschaltung $R_{ges} = R_1 + R_2 + \dots + R_n$ $R_{ges} = \sum_{i=1}^n R_i$

Parallelschaltung $\frac{1}{R_{ges}} = \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \dots + \frac{1}{R_n}$ $R_{ges} = \frac{R_1 \cdot R_2}{R_1 + R_2}$ $\frac{1}{R_{ges}} = \sum \frac{1}{R_i}$

Kondensator

Serieschaltung: $\frac{1}{C_{ges}} = \frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2} + \dots + \frac{1}{C_n}$ $C_{ges} = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2}$ $\frac{1}{C_{ges}} = \sum \frac{1}{C_i}$

$X_{C_{ges}} = X_{C_1} + X_{C_2} + \dots + X_{C_n}$ $X_{C_{ges}} = \sum X_{C_i}$

Parallelschaltung $C_{ges} = C_1 + C_2 + \dots + C_n$ $C_{ges} = \sum C_i$

$\frac{1}{X_{C_{ges}}} = \frac{1}{X_{C_1}} + \frac{1}{X_{C_2}} + \dots + \frac{1}{X_{C_n}}$ $X_{C_{ges}} = \frac{X_{C_1} \cdot X_{C_2}}{X_{C_1} + X_{C_2}}$ $\frac{1}{X_{C_{ges}}} = \sum \frac{1}{X_{C_i}}$

Spule

Serieschaltung $L_{ges} = L_1 + L_2 + \dots + L_n$ $L_{ges} = \sum L_i$

$X_{L_{ges}} = X_{L_1} + X_{L_2} + \dots + X_{L_n}$ $X_{L_{ges}} = \sum X_{L_i}$

Parallelschaltung $\frac{1}{L_{ges}} = \frac{1}{L_1} + \frac{1}{L_2} + \dots + \frac{1}{L_n}$ $L_{ges} = \frac{L_1 \cdot L_2}{L_1 + L_2}$ $\frac{1}{L_{ges}} = \sum \frac{1}{L_i}$

$\frac{1}{X_{L_{ges}}} = \frac{1}{X_{L_1}} + \frac{1}{X_{L_2}} + \dots + \frac{1}{X_{L_n}}$ $X_{L_{ges}} = \frac{X_{L_1} \cdot X_{L_2}}{X_{L_1} + X_{L_2}}$ $\frac{1}{X_{L_{ges}}} = \sum \frac{1}{X_{L_i}}$

URI

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

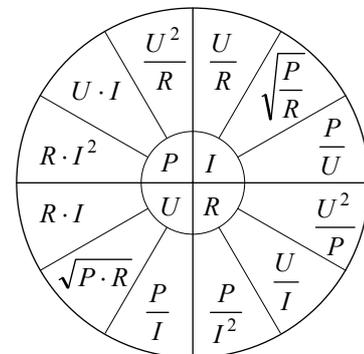


PUI

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

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

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



U	Spannung	V	C	Kapazität	F		
R	Widerstand	Ω	L	Induktivität	H	X_C	Kapazitiver Blindwiderstand Ω
I	Strom	A	P	Leistung	W	X_L	Induktiver Blindwiderstand Ω

Widerstand in Drähten

$$R = \frac{\rho \cdot l}{A} \quad \Delta R = \alpha \cdot \Delta T \cdot R_{20}$$

$$R = R_{20} + \Delta R = R_{20} \cdot (1 + \alpha \cdot \Delta T)$$

$$R_{20} = \frac{R}{1 + \alpha \cdot \Delta T}$$

$$G = \frac{1}{R}$$

R	Widerstand (bei Temperatur T)	Ω
R_{20}	Widerstand bei 20 °C	Ω
ΔR	Widerstandsänderung zu 20 °C	Ω
ΔT	Temperaturdifferenz zu 20 °C	K oder °C
ρ	spezifischer Widerstand	$\frac{\Omega \cdot \text{mm}^2}{\text{m}}$
	$\rho_{\text{Kupfer}} = 0.0178$	
α	Temperaturkoeffizient	K^{-1}
l	Leiterlänge	m
A	Leiterquerschnitt	mm^2
G	Leitwert	S

Kirchhoffsche Gesetze

1. Kirchhoffsches Gesetz – Knotenregel

Die Summe aller Ströme an einem Knoten ist Null:

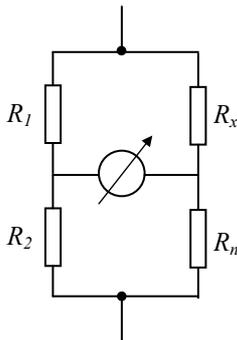
$$I_1 + I_2 + I_3 + \dots + I_n = 0$$

2. Kirchhoffsches Gesetz – Maschenregel

Die Summe aller Spannungen in einer Masche ist Null:

$$U_1 + U_2 + U_3 + \dots + U_n = 0$$

Messbrücke



$$\frac{R_1}{R_2} = \frac{R_x}{R_n}$$

$$R_x = \frac{R_1}{R_2} \cdot R_n$$

$$R_n = \frac{R_2}{R_1} \cdot R_x$$

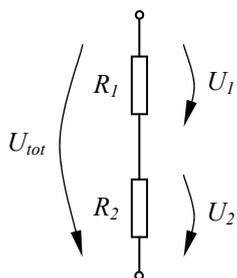
(Wheatstone-Brücke)

R_x unbekannter Widerstand Ω

R_n Vergleichswiderstand Ω

R_1, R_2 bekannte Widerstände Ω

Spannungsteiler



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

$$U_1 = U_2 \cdot \frac{R_1}{R_2} = U_{tot} \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2}$$

$$U_2 = U_1 \cdot \frac{R_2}{R_1} = U_{tot} \cdot \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

$$U_{tot} = U_2 \cdot \frac{R_1 + R_2}{R_2} = U_1 \cdot \frac{R_1 + R_2}{R_1}$$

$$U_{tot} = U_1 + U_2$$

$$I = \frac{U_1}{R_1} = \frac{U_2}{R_2} = \frac{U_{tot}}{R_1 + R_2}$$

$$R_1 = R_2 \cdot \left(\frac{U_{tot}}{U_2} - 1 \right) = R_2 \cdot \left(\frac{U_{tot}}{U_1} - 1 \right)^{-1}$$

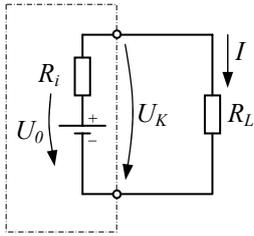
$$R_2 = R_1 \cdot \left(\frac{U_{tot}}{U_1} - 1 \right) = R_1 \cdot \left(\frac{U_{tot}}{U_2} - 1 \right)^{-1}$$

U Spannung V

R Widerstand Ω

I Strom A

Innenwiderstand



$$U_K = U_0 - I \cdot R_i = U_0 \cdot \frac{R_L}{R_i + R_L}$$

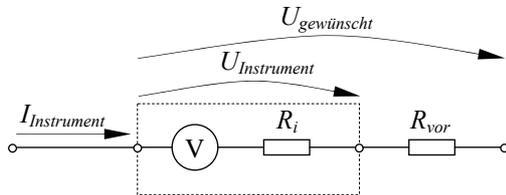
$$I = \frac{U_0}{R_i + R_L} \quad I_k = \frac{U_0}{R_i}$$

$$R_i = \frac{U_0 - U_K}{I} = \frac{U_0}{I} - R_L = \frac{U_0}{I_k}$$

U_0	Elektromotorische Kraft U_{EMK} auch Quellenspannung (Leerlaufspannung)	V
U_K	Klemmenspannung	V
I	Strom	A
I_k	Kurzschlussstrom	A
R_i	Innenwiderstand	Ω
R_L	Lastwiderstand	Ω

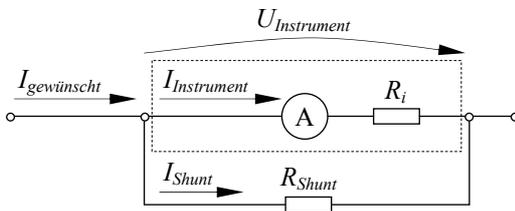
Messbereichserweiterung

Spannungsmessung



$$R_{vor} = R_i \cdot \left(\frac{U_{gewuenscht}}{U_{Instrument}} - 1 \right) = \frac{U_{gewuenscht} - U_{Instrument}}{I_{Instrument}}$$

Strommessung



$$R_{Shunt} = R_i \cdot \frac{I_{Instrument}}{I_{gewuenscht} - I_{Instrument}} = \frac{U_{Instrument}}{I_{gewuenscht} - I_{Instrument}}$$

$$R_i = \frac{U_{Instrument}}{I_{Instrument}}$$

R_{Shunt} : Nebenwiderstand Ω

Transformator

$$\ddot{u} = \frac{N_1}{N_2} = \frac{U_1}{U_2} = \frac{I_2}{I_1} = \sqrt{\frac{R_1}{R_2}}$$

$$\ddot{u} = \sqrt{\frac{Z_1}{Z_2}} = \sqrt{\frac{L_1}{L_2}} = \sqrt{\frac{C_2}{C_1}}$$

$$P_1 = P_2 \quad \Theta_1 = \Theta_2$$

Wirkungsgrad

$$\eta = \frac{P_{ab}}{P_{zu}} = \frac{P_{ab}}{P_{ab} + P_V}$$

$$P_{ab} = P_{zu} - P_V$$

1	Eingangsseite / primär	–
2	Ausgangsseite / sekundär	–
\ddot{u}	Übersetzungsverhältnis	–
N	Windungszahl	–
U	Spannung	V
I	Strom	A
R	Widerstand	Ω
Z	Impedanz	Ω
C	Kapazität	F
L	Induktivität	H
P	Wirkleistung	W
Θ	Durchflutung	A
η	Wirkungsgrad	–
P_{zu}	zugeführte Leistung	W
P_{ab}	abgegebene Leistung	W
P_V	Verlustleistung	W

Leistungsanpassung

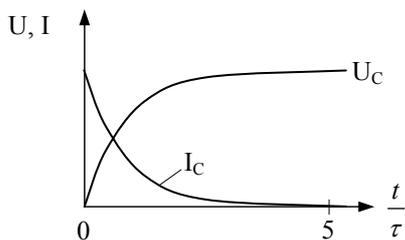
$$R_i = R_{Last} = \frac{U_1 - U_2}{I_2 - I_1} \quad U_k = \frac{U_0}{2} \quad I = \frac{I_k}{2}$$

$$P_{max} = \frac{U_0^2}{4 \cdot R_i} \quad P_{Last} = \frac{U_0^2 \cdot R_{Last}}{(R_i + R_{Last})^2} = P_{max}$$

R_i	Innenwiderstand	Ω
R_{Last}	Lastwiderstand	Ω
U_k	Klemmenspannung	V
U_0	Leerlaufspannung	V
I	Laststrom	A
I_k	Kurzschlussstrom	A
P_{Last}	abgegebene Leistung	W
P_{max}	maximale Leistung	W
U_1	Spannung im Lastfall 1	V
U_2	Spannung im Lastfall 2	V
I_1	Stromstärke im Lastfall 1	A
I_2	Stromstärke im Lastfall 2	A
U_0	Spannung Spannungsquelle	V

Kondensator

Aufladung



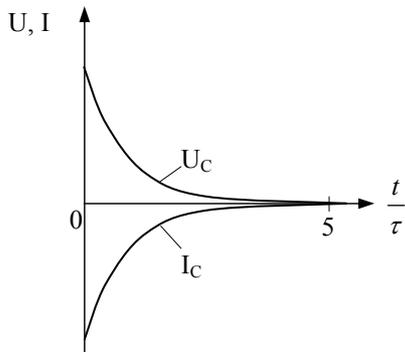
$$\tau = R \cdot C$$

$$U_C = U_0 \cdot \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}\right) = U_0 \cdot \left(1 - e^{-\frac{t}{R \cdot C}}\right)$$

$$I_C = I_0 \cdot e^{-\frac{t}{\tau}} = I_0 \cdot e^{-\frac{t}{R \cdot C}}$$

$$I_0 = \frac{U_0}{R} \text{ am Zeitpunkt } 0$$

Entladung



$$\tau = R \cdot C$$

$$U_C = U_0 \cdot e^{-\frac{t}{\tau}} = U_0 \cdot e^{-\frac{t}{R \cdot C}}$$

$$I_C = I_0 \cdot e^{-\frac{t}{\tau}} = I_0 \cdot e^{-\frac{t}{R \cdot C}}$$

$$U_0 \text{ Anfangsspannung Kond. } V$$

$$I_0 = -\frac{U}{R} \text{ am Zeitpunkt } 0$$

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

$$Q = C \cdot U = I \cdot t \quad \rightarrow \quad I = C \cdot \frac{\Delta U}{\Delta t}$$

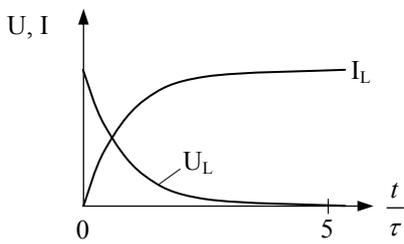
$$C = \frac{I \cdot t}{U} = \frac{Q}{U} \quad C = \frac{\epsilon_0 \cdot \epsilon_r \cdot A}{d}$$

$$X_C = \frac{1}{\omega \cdot C} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f \cdot C}$$

τ	Zeitkonstante	s
R	Widerstand	Ω
C	Kapazität	F
U_C	Spannung am Kondensator	V
t	Ladezeit	s
I_C	Strom (Laden bzw. Entladen)	A
E	Elektrische Feldstärke	$\frac{V}{m}$
d	Plattenabstand	m
F	Kraft auf Ladung	N
Q	Ladung	C
A	Plattenoberfläche	m^2
ϵ_0	physikalische Dielektrizitätskonstante	$= 8.854187871 \cdot 10^{-12} \frac{As}{Vm} = \frac{F}{m}$
ϵ_r	Material-Dielektrizitätskonstante	
	Luft = 1	

Spule und magnetisches Feld

Aufladung



$$\tau = \frac{L}{R}$$

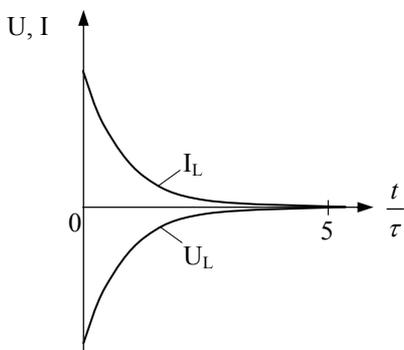
$$U_L = U_0 \cdot e^{-\frac{t}{\tau}} = U_0 \cdot e^{-\frac{t \cdot R}{L}}$$

$$I_L = I_0 \cdot \left(1 - e^{-\frac{t}{\tau}}\right) = I_0 \cdot \left(1 - e^{-\frac{t \cdot R}{L}}\right)$$

$$I_0 = \frac{U_0}{R} \text{ am Zeitpunkt } 0$$

L	Induktivität	H
τ	Zeitkonstante	s
R	Widerstand	Ω
U_L	Augenblickswert Spulenspannung	V
U_0	Anfangsspannung Spule	V
I_L	Augenblickswert Spulenstrom	A
I_0	Anfangsstrom Spule	V
t	Zeit	s

Entladung



$$\tau = \frac{L}{R}$$

$$U_L = U_0 \cdot e^{-\frac{t}{\tau}} = U_0 \cdot e^{-\frac{t \cdot R}{L}}$$

$$I_L = I_0 \cdot e^{-\frac{t}{\tau}} = I_0 \cdot e^{-\frac{t \cdot R}{L}}$$

$$I_0 = \frac{U}{R} \text{ am Zeitpunkt } 0$$

$$L = \frac{N^2}{R_M} = U \cdot \frac{\Delta t}{\Delta I} = \frac{\mu_0 \cdot \mu_r \cdot A \cdot N^2}{l} = \frac{\Phi \cdot N}{I}$$

$$X_L = \omega \cdot L = 2 \cdot \pi \cdot f \cdot L \quad \omega = 2 \cdot \pi \cdot f$$

$$Q = \frac{X_L}{R_V} = \frac{\omega \cdot L}{R_V} = \frac{2 \cdot \pi \cdot f \cdot L}{R_V}$$

$$U_i = L \cdot \frac{\Delta I}{\Delta t} = N \cdot \frac{\Delta \Phi}{\Delta t} = N \cdot A \cdot \frac{\Delta B}{\Delta t}$$

$$U_{Si} = -L \cdot \frac{\Delta I}{\Delta t} = -\frac{N^2}{R_M} \cdot \frac{\Delta I}{\Delta t}$$

$$\Phi = B \cdot A$$

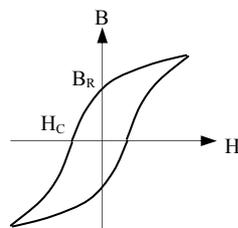
$$B = \mu_0 \cdot \mu_r \cdot H$$

$$H = \frac{\Theta}{l}$$

$$\Theta = I \cdot N$$

$$R_M = \frac{\Theta}{\Phi} = \frac{l}{\mu_0 \cdot \mu_r \cdot A}$$

$$\Lambda_M = \frac{1}{R_M}$$



L	Induktivität	$H = \frac{Vs}{A}$
N	Windungszahl	-
A	Spulenquerschnitt	m^2
l	Spulenlänge (Feldlinienlänge)	m
μ_0	magnetische Feldkonstante	$= 4\pi \cdot 10^{-7} \approx 1.257 \cdot 10^{-6} \frac{Vs}{Am}$
μ_r	Permeabilität (Material)	-
Φ	magnetischer Fluss	Wb
Q	Güte	-
X_L	induktiver Blindwiderstand	Ω
R_V	Verlustwiderstand	Ω
R_M	magnetischer Widerstand	$\frac{A}{Vs}$
R_V	Verlustwiderstand	Ω
U_i	induzierte Spannung	V
U_{Si}	Selbstinduktionsspannung	V
B	magn. Flussdichte, Induktion	T
Θ	Durchflutung	A
H	magn. Feldstärke	$\frac{A}{m}$
Λ_M	magnetischer Leitwert	H
B_R	Remanenzflussdichte	T
H_C	Koerzitivfeldstärke	A/m

Impedanz und Blindwiderstand

Sinusschwingung: $U_{eff} = \frac{U_S}{\sqrt{2}}$ $U_S = U_{eff} \cdot \sqrt{2}$ $U_{SS} = 2 \cdot U_S = 2\sqrt{2} \cdot U_{eff}$

allgemein: $U_{eff} = \frac{1}{T} \cdot \int_0^T U^2(t) dt$

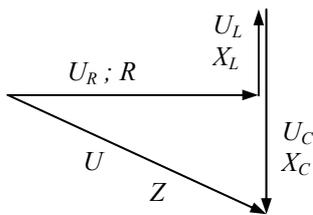
U_{eff}	Effektivspannung (auch U_{RMS})	V
U_S	Spitzenspannung (auch \hat{U})	V
U_{SS}	Spitzen-Spitzenspannung	V

Kapazitiver Blindwiderstand: $X_C = \frac{1}{\omega \cdot C} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f \cdot C}$

$$X_C = \frac{U_C}{I_C} \quad \frac{U_C}{I_C} = \frac{1}{\omega \cdot C} \quad I_C = \frac{U_C}{X_C} \quad U_C = X_C \cdot I_C$$

Induktiver Blindwiderstand: $X_L = \omega \cdot L = 2 \cdot \pi \cdot f \cdot L$

$$X_L = \frac{U_L}{I_L} \quad \frac{U_L}{I_L} = \omega \cdot L \quad I_L = \frac{U_L}{X_L} \quad U_L = X_L \cdot I_L$$



$$U = Z \cdot I$$

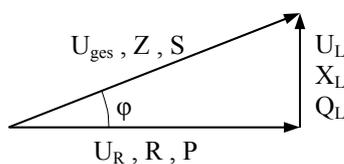
$$\vec{Z} = \vec{R} + \vec{X}_L + \vec{X}_C$$

$$Z = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2}$$

Z	Impedanz	Ω
R	Reeller (ohmscher) Widerstand	Ω
X_C	kapazitiver Blindwiderstand	Ω
X_L	induktiver Blindwiderstand	Ω
C	Kapazität	F
L	Induktivität	H
ω	Kreisfrequenz	s^{-1}

Merksatz: Bei Induktivitäten die Ströme sich verspäten.

Leistung im Wechselstromkreis



$$\cos \varphi = \frac{P}{S} = \frac{R}{Z} = \frac{U_R}{U_{ges}}$$

U	Spannung	V
I	Strom	A
P	Wirkleistung	W
S	Scheinleistung	VA
Q_L	induktive Blindleistung	var
$\cos \varphi$	Leistungsfaktor	-

Schwingung

Resonanzbedingung:

$$X_C = X_L$$

$$\frac{1}{\omega \cdot C} = \omega \cdot L$$

$$\omega = \frac{1}{\sqrt{L \cdot C}}$$

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

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

$$f = \frac{\omega}{2 \cdot \pi}$$

$$L = \frac{1}{\omega^2 \cdot C} = \frac{1}{4 \cdot \pi^2 \cdot f^2 \cdot C}$$

$$C = \frac{1}{\omega^2 \cdot L} = \frac{1}{4 \cdot \pi^2 \cdot f^2 \cdot L}$$

$$X_C = X_L = \sqrt{\frac{L}{C}}$$

X_L induktiver Blindwiderstand Ω

X_C kapazitiver Blindwiderstand Ω

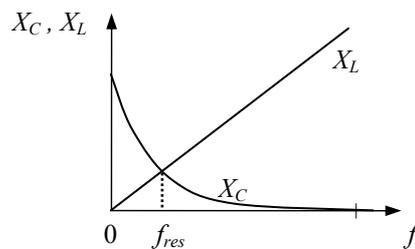
ω Kreisfrequenz s^{-1}

L Induktivität H

C Kapazität F

f_{res} Resonanzfrequenz Hz

→ Thomsonsche Schwingkreisformel



Schwingkreise

Allgemein

$$b = \frac{f_{res}}{Q} = \frac{R_V}{2 \cdot \pi \cdot L}$$

$$b = f_o - f_u$$

$$f_{res} = \frac{f_o + f_u}{2}$$

$$Q = \frac{1}{d} = \frac{f_{res}}{b} = \frac{f_o + f_u}{2 \cdot (f_o - f_u)}$$

$$T = 2 \cdot \pi \cdot \sqrt{L \cdot C}$$

b Bandbreite (-3 dB Punkt) Hz

f_o obere Grenzfrequenz Hz

f_u untere Grenzfrequenz Hz

f_{res} Resonanzfrequenz Hz

d Dämpfungsfaktor $-$

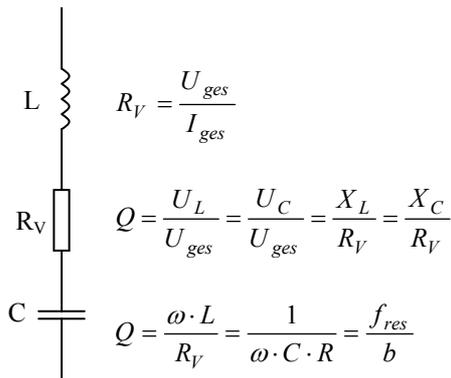
T Schwingungsdauer (Resonanz) s

Q Güte $-$

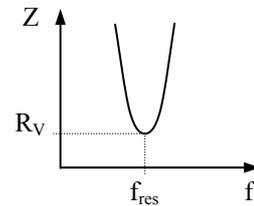
L Induktivität H

C Kapazität F

Reihen- / Serieschwingkreis



Z_0	Resonanzwiderstand	Ω
R_V	Serie-Verlustwiderstand	Ω
Q	Güte	-
X	Blindwiderstand	Ω
f_{res}	Resonanzfrequenz	Hz
b	Bandbreite	Hz



Serie-Schwingkreiswiderstand

Resonanz: $Z_S = R_V \quad \varphi = 0$

Betrag: $|Z_S| = \sqrt{R_V^2 + \left(\omega \cdot L - \frac{1}{\omega \cdot C}\right)^2}$

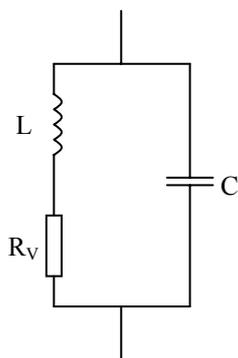
Phase: $\tan \varphi = \frac{\omega \cdot L - \frac{1}{\omega \cdot C}}{R_V}$

Z_S	Serie-Resonanzwiderstand	Ω
R_V	Serie-Verlustwiderstand	Ω
φ	Phasenwinkel	rad
U_C	Spannung über Kondensator	V
U_L	Spannung über Induktivität	V
U_{ges}	Spannung über Serieschwingkreis	
I_{ges}	Spannung durch Serieschwingkreis	

Teilspannungen: $U_C = X_C \cdot \frac{U_{ges}}{\sqrt{R_V^2 + (X_L - X_C)^2}} = X_C \cdot \frac{U_{ges}}{|Z_S|} = X_C \cdot I_{ges}$

$U_L = X_L \cdot \frac{U_{ges}}{\sqrt{R_V^2 + (X_L - X_C)^2}}$

Parallelschwingkreis



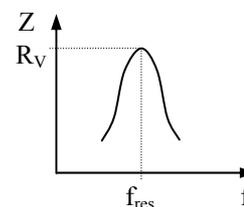
$Z_0 = \frac{L}{C \cdot R_V} = \frac{U_{ges}}{I_{ges}} = R_p$

$Z_0 = \frac{(\omega \cdot L)^2}{R_V} = Q \cdot X_L$

$Q = \frac{I_L}{I_{ges}} = \frac{I_C}{I_{ges}} = \frac{Z_0}{X_L} = \frac{Z_0}{X_C}$

$Q = \omega \cdot C \cdot Z_0 = \frac{Z_0}{\omega \cdot L} = \frac{f_{res}}{b}$

Z_0	Resonanzwiderstand	Ω
R_p	Parallelwiderstand	Ω
R_V	Serie-Verlustwiderstand	Ω



Parallel-Schwingkreiswiderstand

Betrag:
$$\left| Z_p \right| = \sqrt{R_p^2 + \left(\frac{1}{\omega \cdot L} - \omega \cdot C \right)^2}$$

Phase:
$$\tan \varphi = \frac{\frac{1}{\omega \cdot L} - \omega \cdot C}{\frac{1}{R_p}}$$

Resonanz:
$$Z_p = R_p \qquad \varphi = 0$$

Shape-Faktor:
$$F = \frac{B_{-60dB}}{B_{-6dB}}$$

Z_p Parallel-Resonanzwiderstand Ω
 R_p Parallelwiderstand Ω
 R_V Serie-Verlustwiderstand Ω
 ω Kreisfrequenz s^{-1}
 L Induktivität H
 C Kapazität F
 φ Phasenwinkel rad
 F Shape-Faktor (Formfaktor) $-$
 b_{60dB} Bandbreite bei -60 dB Hz
 b_{6dB} Bandbreite bei -6 dB Hz

$$R_p \cdot R_V = \frac{L}{C}$$

Oszillator

$k \cdot v = 1$

k Rückkopplungsfaktor $-$
 v Verstärkungsfaktor $-$

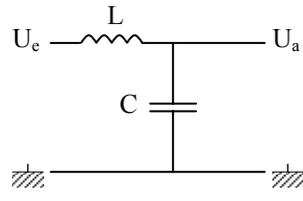
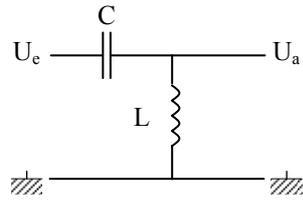
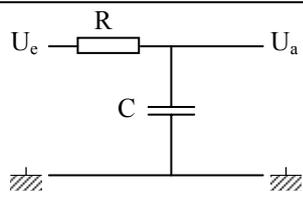
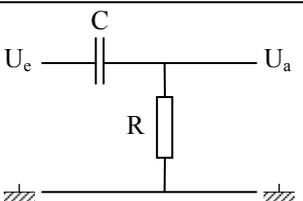
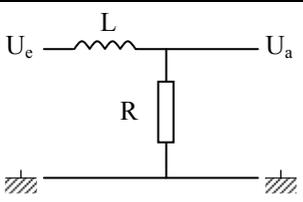
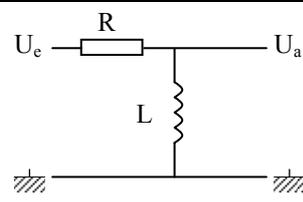
Dezibel-Pegel

Pegel	Leistungsverhältnis P_2 / P_1	Spannungsverhältnis U_2 / U_1
40 dB	10000	100
30 dB	1000	31.6
20 dB	100	10
10 dB	10	3.16
6 dB	4	2
3 dB	2	1.41
2.15 dB	1.64	1.28
1.5 dB	1.41	1.19
1 dB	1.26	1.12
0 dB	1	1
-1 dB	0.794	0.891
-1.5 dB	0.708	0.841
-2.15 dB	0.61	0.781
-3 dB	0.5	0.708
-6 dB	0.25	0.5
-10 dB	0.1	0.316
-20 dB	0.01	0.1
-30 dB	0.001	0.0316
-40 dB	0.0001	0.01

Filter

- Kondensator an Gleichspannung → $Z \approx \infty$ (sperrt)
- Kondensator an Hochfrequenz → $Z \approx 0$ (leitet)
- Spule an Gleichspannung → $Z \approx 0$ (leitet)
- Spule an Hochfrequenz → $Z \approx \infty$ (sperrt)

f_{grenz}	Grenzfrequenz	s^{-1}
L	Induktivität	H
C	Kapazität	F
U_e	Eingangsspannung	V
U_a	Ausgangsspannung	V
R	Widerstand	Ω
X_C	kapazitiver Blindwiderstand	Ω
X_L	induktiver Blindwiderstand	Ω

	Tiefpass $f_{\text{grenz}} = -3 \text{ dB}$ 	Hochpass $f_{\text{grenz}} = -3 \text{ dB}$ 
LC	 $f_{\text{grenz}} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot \sqrt{L \cdot C}}$	 $f_{\text{grenz}} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot \sqrt{L \cdot C}}$
RC	 $f_{\text{grenz}} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R \cdot C}$ $U_a = U_e \cdot \frac{X_C}{\sqrt{R^2 + X_C^2}}$	 $f_{\text{grenz}} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R \cdot C}$ $U_a = U_e \cdot \frac{R}{\sqrt{R^2 + X_C^2}}$
RL	 $f_{\text{grenz}} = \frac{R}{2 \cdot \pi \cdot L}$ $U_a = U_e \cdot \frac{R}{\sqrt{R^2 + X_L^2}}$	 $f_{\text{grenz}} = \frac{R}{2 \cdot \pi \cdot L}$ $U_a = U_e \cdot \frac{X_L}{\sqrt{R^2 + X_L^2}}$

Transistor

$$I_C = B \cdot I_B$$

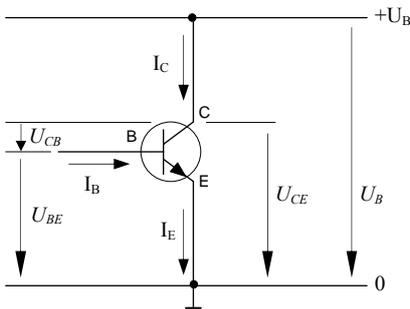
$$B = \frac{I_C}{I_B}$$

$$I_E = I_C + I_B = (B+1) \cdot I_B$$

$$P_V = U_{CE} \cdot I_C + U_{BE} \cdot I_B \approx U_{CE} \cdot I_C$$

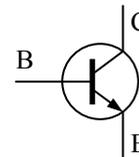
$$U_{CE} = U_{CB} + U_{BE}$$

U_B	Betriebsspannung	V
U_{BE}	Basis-Emitter-Spannung (Basisvorspannung)	V
U_{CE}	Kollektor-Emitter-Spannung	V
I_B	Basisstrom	A
I_C	Kollektorstrom	A
I_E	Emitterstrom	A
B	Gleichstromverstärkung	-
P_V	Verlustleistung	W

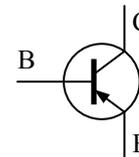


Schaltzeichen

Bipolar NPN



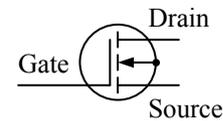
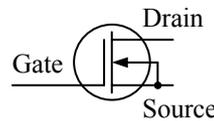
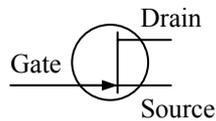
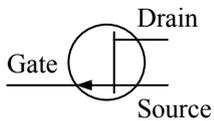
Bipolar PNP



J-FET P-Kanal
(Sperrschicht)

J-FET N-Kanal
(Sperrschicht)

Isolierschicht-FET, IG-FET, MOS-FET
(Verarmungstyp) (Anreicherungstyp)



(selbstleitend)

(selbstsperrend)

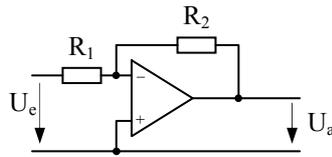
Grundsaltungen bipolarer Transistoren

Schaltungsname	Emitterschaltung	Kollektorschaltung	Basisschaltung
Schaltungsbeispiel			
Spannungsverstärkungsfaktor v_U	gross, z.B. 300	< 1, z.B. 0.5	gross, z.B. 100
Stromverstärkungsfaktor v_I	gross, z.B. 300	gross, z.B. 300	< 1, z.B. 0.5
Leistungsverstärkungsfaktor v_P	sehr gross, z.B. 30000	gross, z.B. 300	gross, z.B. 200
Phasenlage von $U_{c\sim}$ zu $U_{a\sim}$	entgegengesetzt	gleich	gleich
Eingangswiderstand R_{ie}	mittel, z.B. 5 k Ω	gross, z.B. 50 k Ω	klein, z.B. 50 Ω
Ausgangswiderstand R_{ia}	gross, z.B. 10 k Ω	klein, z.B. 100 Ω	gross, z.B. 10 k Ω
Anwendungsbeispiel	NF-Verstärker	NF-Eingangsverstärker	HF-Verstärker

Operationsverstärker

Invertierende

$$v = \frac{R_2}{R_1} = -\frac{U_a}{U_e}$$

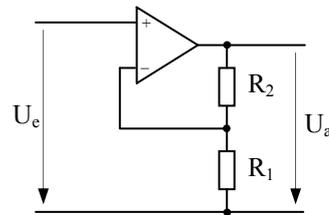
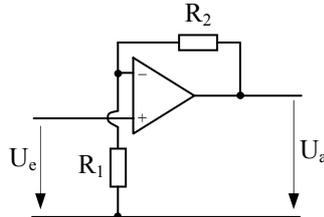


v	Verstärkungsfaktor	–
U_a	Ausgangsspannung	V
U_e	Eingangsspannung	V
R	Widerstand	Ω

Nicht-Invertierende

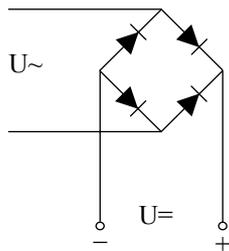
$$v = 1 + \frac{R_2}{R_1}$$

$$U_a = U_e \cdot v$$



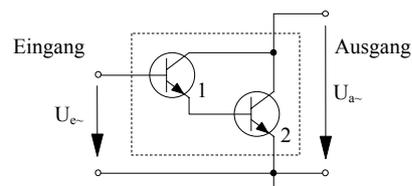
Graetz-Schaltung

(Zweipuls-Brückenschaltung)



Darlington-Schaltung

$$B_{total} = B_1 \cdot B_2$$



B	Gleichstromverstärkung	–
-----	------------------------	---

Elektronenröhren

$$S = \frac{\Delta I_a}{\Delta U_g} \qquad R = \frac{\Delta U_a}{\Delta I_a}$$

$$D = \frac{\Delta U_g}{\Delta U_a} = \frac{1}{\mu} \qquad \mu = \frac{1}{D}$$

$$P_V = U_a \cdot I_a$$

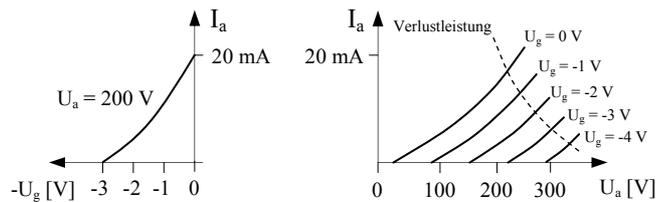
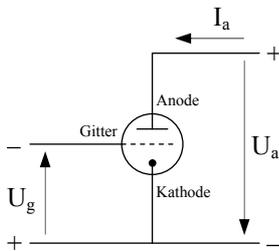
Barkhausensche Röhrenformel

$$S \cdot R \cdot D = 1$$

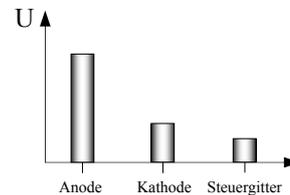
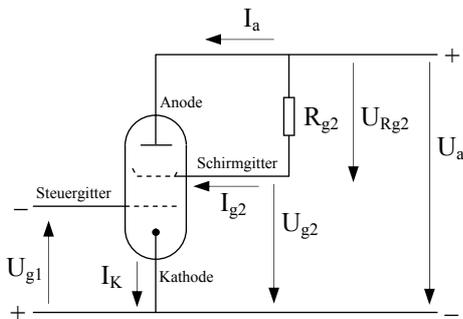
Bedingung: S: $U_a = \text{const}$ R: $U_g = \text{const}$ D: $I_a = \text{const}$

S	Steilheit	A/V
ΔI_a	Anodenstromänderung	A
ΔU_g	Gittervorspannungsänderung	V
R	Innenwiderstand	Ω
ΔU_a	Anodenspannungsänderung	V
D	Durchgriff	-
μ	Verstärkungsfaktor	-
P_V	Verlustleistung	W
U_a	Anodenspannung (Betrieb-)	V
I_a	Anodenstrom	A

Triode



Tetrode

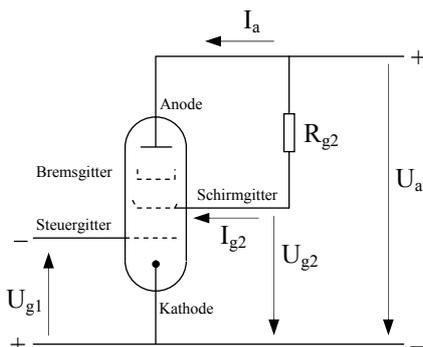


$$R_{g2} = \frac{U_a - U_{g2}}{I_{g2}}$$

$$U_{Rg2} = U_a - U_{g2}$$

$$I_K = I_a + I_{g2}$$

Pentode



Das Bremsgitter ist in der Regel mit der Kathode verbunden.

Dezibel

Leistungsverstärkung

$$v = 10 \cdot \log \frac{P_2}{P_1}$$

v : Verstärkung [dB]

$$P_2 = P_1 \cdot 10^{\frac{v}{10}}$$

F : Verstärkungsfaktor []

$$P_2 = P_1 \cdot F \quad F = 10^{\frac{v}{10}}$$

Spannungsverstärkung

$$v = 20 \cdot \log \frac{U_2}{U_1} = 20 \cdot \log \frac{I_2}{I_1}$$

v : Verstärkung [dB]

$$U_2 = U_1 \cdot 10^{\frac{v}{20}}$$

F : Verstärkungsfaktor []

$$U_2 = U_1 \cdot F \quad F = 10^{\frac{v}{20}}$$

Leistungsdämpfung *

$$a = 10 \cdot \log \frac{P_1}{P_2}$$

a : Dämpfung [dB]

$$P_2 = P_1 \cdot 10^{-\frac{a}{10}}$$

F : Verstärkungsfaktor []

$$P_2 = P_1 \cdot F \quad F = 10^{-\frac{a}{10}}$$

Spannungsdämpfung *

$$a = 20 \cdot \log \frac{U_1}{U_2} = 20 \cdot \log \frac{I_1}{I_2}$$

a : Dämpfung [dB]

$$U_2 = U_1 \cdot 10^{-\frac{a}{20}}$$

F : Verstärkungsfaktor []

$$U_2 = U_1 \cdot F \quad F = 10^{-\frac{a}{20}}$$

* Achtung: negative Exponenten!

Antennengewinn

dBd – Antennengewinn bezüglich $\lambda/2$ -Dipol

$$G = 20 \cdot \log \left(\frac{U_{\max}}{U_{\text{Dipol}}} \right)$$

Das i in dBi steht für isotrop (isotroper Kugelstrahler)

Das d in dBd steht für Dipol

Das c in dBc steht für Carrier (bezüglich dem Träger)

ERP: Effective Radiated Power (bezüglich Dipol)

EIRP: Effective Isotropic Radiated Power

(bezüglich isotropem Kugelstrahler)

dBd – Antennengewinn bezüglich Kugelstrahler

Ein Dipol hat gegenüber einem Kugelstrahler bereits 2.15 dB Gewinn.

$$G_{\text{bez. Kugelstrahler}} = G_{\text{bez. Dipol}} + 2.15$$

$$P_{\text{EIRP}} = 1.64 \cdot P_{\text{ERP}}$$

Absolute Pegel

Absolute Leistungspegel

$$a_{\text{dBm}} = 10 \cdot \log \frac{P}{P_{\text{ref}}} \quad P = P_{\text{ref}} \cdot 10^{\frac{a_{\text{dBm}}}{10}}$$

Bezugswert: 0 dBm = 1 mW (oft an 50 Ω)

a_{dBm} absoluter Leistungspegel dBm

P Leistung W

P_{ref} Bezugsleistungspegel 1 mW W

Absoluter Spannungspegel

$$a_{\text{dB}\mu\text{V}} = 20 \cdot \log \frac{U}{U_{\text{ref}}} \quad U = U_{\text{ref}} \cdot 10^{\frac{a_{\text{dB}\mu\text{V}}}{20}}$$

Bezugswert: 0 dB μ V = 1 μ V (oft an 50 Ω)

$a_{\text{dB}\mu\text{V}}$ absoluter Spannungspegel dB μ V

U Spannung V

U_{ref} Bezugsspannungspegel 1 μ V V

Absoluter Feldstärkepegel

$$a_{\text{dB}(\mu\text{V}/\text{m})} = 20 \cdot \log \frac{E}{E_{\text{ref}}} \quad E = E_{\text{ref}} \cdot 10^{\frac{a_{\text{dB}(\mu\text{V}/\text{m})}}{20}}$$

Bezugswert: 0 dB(μ V/m) = 1 μ V/m

$a_{\text{dB}(\mu\text{V}/\text{m})}$ absolute Feldstärkepegel dB(μ V/m)

E Feldstärke V/m

E_{ref} Bezugsfeldstärkepegel 1 μ V/m V/m

Modulation

$$U_M(t) = \hat{U}_M \cdot \sin(\omega_M \cdot t \pm \varphi_M)$$

$$U_T(t) = \hat{U}_T \cdot \sin(\omega_T \cdot t \pm \varphi_T)$$

$$U_{AM}(t) = \underbrace{k \cdot U_M(t)}_{AM} \cdot \sin(\omega_T \cdot t \pm \varphi_T)$$

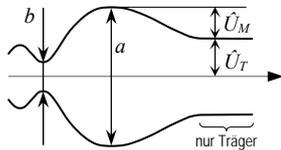
$$U_{FM}(t) = \hat{U}_T \cdot \sin(\underbrace{k \cdot U_M(t)}_{FM} \cdot t \pm \varphi_T)$$

$$U_{PM}(t) = \hat{U}_T \cdot \sin(\omega_T \cdot t \pm \underbrace{k \cdot U_M(t)}_{PM})$$

AM Amplitudenmodulation

$$m = \frac{\hat{U}_M}{\hat{U}_T} = \frac{\hat{U}_{NF}}{\hat{U}_{HF}} \cdot (100\%) \quad 0 \leq m \leq 1$$

$$m = \frac{a-b}{a+b}$$



$$U_{SB} = U_{LSB} = U_{USB} = \frac{m}{2} \cdot U_T$$

$$\hat{P}_{AM} = \frac{U_{eff}^2}{R} = \frac{U_{SS}^2}{8 \cdot R} = (1+m)^2 \cdot P_T$$

$$\bar{P}_{AM} = P_T + 2 \cdot P_{SB} = \left(1 + \frac{m^2}{2}\right) \cdot P_T$$

$$P_{SB} = P_{USB} = P_{LSB}$$

$$P_{SB} = \frac{P_{AM} - P_T}{2} = \frac{1}{4} \cdot m^2 \cdot P_T = \frac{1}{2 + \frac{4}{m^2}} \cdot \bar{P}_{AM}$$

$$\bar{P}_{SB} = \frac{U_{SB}^2}{R} = \frac{1}{6} \cdot \bar{P}_{AM} \quad \text{bei } m = 1$$

$$P_{NF} = 2 \cdot (P_{LSB} + P_{USB}) = 2 \cdot P_{SB}$$

$$B_{AM} = 2 \cdot f_{NF \max}$$

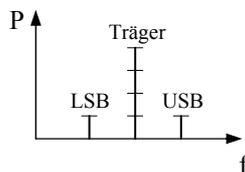
SSB Einseitenband-AM

$$B_{SSB} = f_{NF \max} - f_{NF \min} \quad B_{H3E} = f_{NF \max}$$

FM Frequenzmodulation

$$B_{FM} = 2 \cdot (\Delta f_T + f_{NF \max}) = 2 \cdot (M + 1) \cdot f_{NF \max}$$

U	Augenblickswert		V
\hat{U}	Scheitelwert	→ AM	V
ω	Kreisfrequenz (= $2\pi f$)	→ FM	s^{-1}
φ	Phasenlage	→ PM	rad
t	Zeit		s
k	Konstante		–
T	Träger (im Index)		
M	Modulation (im Index)		
m	Modulationsgrad		–
U_{SS}	Spitzen-Spitzenspannung (in Skizze: a)		V
U_{eff}	Effektivspannung		V
\hat{P}_{AM}	Spitzenleistung PEP Peak Envelope Power		W
\bar{P}_{AM}	Mittlere Leistung (Mean Power)		W
P_T	Trägerleistung		W
P_{SB}	Seitenbandleistung (eines Bandes)		W
P_{USB}	Leistung oberes Seitenband		W
P_{LSB}	Leistung unteres Seitenband		W
$f_{NF \max}$	höchste Modulationsfrequenz (NF-Signal)		Hz
$f_{NF \min}$	kleinste Modulationsfrequenz (NF-Signal)		Hz
B	Bandbreite		Hz
B_{AM}	Bandbreite Zweiseitenband-AM		Hz
B_{SSB}	Bandbreite Einseitenband ohne Träger		Hz
B_{H3E}	Bandbreite Einseitenband mit Träger		Hz
B_{CW}	Bandbreite Morsetelegraphie		Hz
WPM	Worte ("paris") Pro Minute		
B_{FM}	Bandbreite FM (nach Carson)		Hz
Δf_T	Frequenzhub (des Trägers)		Hz
M	Modulationsindex		–



CW

$$B_{CW} \approx \frac{WPM \cdot 5}{1.2}$$

$$M = \frac{\Delta f_T}{f_{NF \max}} = \frac{B_{FM}}{2 \cdot f_{NF \max}} - 1$$

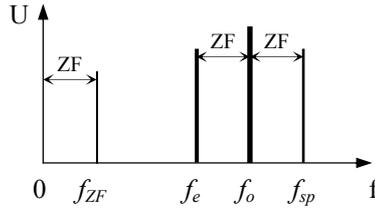
Spiegelfrequenz

$$f_{sp} > f_o :$$

$$f_{sp} = f_o + f_{ZF} = f_e + 2 \cdot f_{ZF}$$

$$f_{sp} < f_o :$$

$$f_{sp} = f_o - f_{ZF} = f_e - 2 \cdot f_{ZF}$$



f_{sp}	Spiegelfrequenz	Hz
f_o	Oszillatorfrequenz	Hz
f_e	Eingangsfrequenz	Hz
f_{ZF}	Zwischenfrequenz = const.	Hz

Intermodulationsprodukte

2. Ordnung

$$f_1 \pm f_2$$

3. Ordnung

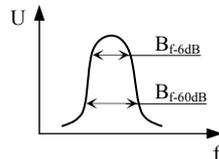
$$2 \cdot f_2 \pm f_1 \quad \text{und} \quad 2 \cdot f_1 \pm f_2$$

f_1	Frequenz Sender 1	Hz
f_2	Frequenz Sender 2	Hz

besonders störend, wenn f_1 und f_2 innerhalb Nutzfrequenzbereich: $2f_2 - f_1$ und $2f_1 - f_2$

Trennschärfe

$$\text{Formfaktor } F = \frac{B_{f-60dB}}{B_{f-6dB}}$$



Feldstärke

im Fernfeld: $r > 4\lambda \dots 10\lambda$:

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

für gleichstark empfangene Sender:

$$\frac{P_1}{d_1^2} = \frac{P_2}{d_2^2}$$

$$\frac{U_1}{U_2} = \frac{d_2}{d_1}$$

$$\frac{U_1^2}{P_1} = \frac{U_2^2}{P_2}$$

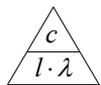
E	Feldstärke	V/m
U	Empfangsspannung	V
d	Distanz	m
P	Senderleistung	W

Wellenlänge

$$c = f \cdot \lambda$$

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

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



[f] = MHz, [λ] = m :

$$f = \frac{300}{\lambda}$$

$$\lambda = \frac{300}{f}$$

$$l_m = \frac{k_V \cdot c}{2 \cdot f}$$

$$k_V = \frac{1}{\sqrt{\epsilon_r}}$$

c	Geschwindigkeit	m/s
	Licht im Vakuum:	299'792'458 m/s
f	Frequenz	Hz
λ	Wellenlänge	m

l_m	mech. Länge des $\lambda/2$ -Dipols	m
k_V	Verkürzungsfaktor	–
	typischer Verkürzungsfaktor =	0.97
ϵ_r	relative Dielektrizitätszahl	
	(Luft = 1)	

Wellenwiderstand

$$Z_L = Z_W = \sqrt{\frac{L}{C}}$$

Z_L	Wellenwiderstand / Wellenimpedanz	Ω
L	Kabelinduktivität	H
C	Kabelkapazität	F

HF-Anpassung (reflexionsfrei)

$$\ddot{u} = \frac{N_1}{N_2} = \sqrt{\frac{Z_1}{Z_2}}$$



\ddot{u}	Übersetzungsverhältnis	–
N	Windungszahl	–
Z	Impedanz	Ω
1	Primärseite	
2	Sekundärseite	

Stehwellen

$$SWR = \frac{U_{\max}}{U_{\min}} = \frac{U_V + U_R}{U_V - U_R} = \frac{\sqrt{P_V} + \sqrt{P_R}}{\sqrt{P_V} - \sqrt{P_R}} = \sqrt{\frac{1 + \rho}{1 - \rho}}$$

$$\rho = \sqrt{\frac{P_R}{P_V}} = \left(\frac{SWR - 1}{SWR + 1} \right)^2 \cdot 100\%$$

$$SWR = \frac{R_a}{Z} \quad \text{für } R_a \geq Z$$

$$SWR = \frac{Z}{R_a} \quad \text{für } R_a \leq Z$$

SWR Standing Wave Ratio

Stehwellenverhältnis

U_{\max}	max. Spannung auf Leitung	V
U_{\min}	min. Spannung auf Leitung	V
U_V	hinlaufende Spannung	V
U_R	rücklaufende Spannung	V
P_V	hinlaufende Leistung	W
P_R	rücklaufende Leistung	W
ρ	Reflexionsfaktor	

$$SWR = 2 \rightarrow 11\% \quad SWR = 3 \rightarrow 25\%$$

R_a Antennen- / Abschlusswiderstand Ω

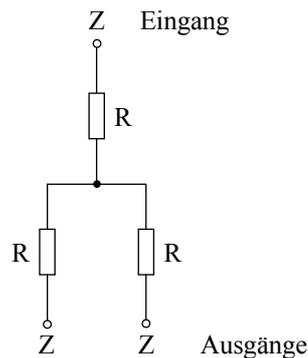
Z Wellenwiderstand Zuleitung Ω

HF-Verteiler

$$R = Z \cdot \frac{n-1}{n+1}$$

$$U_A = \frac{U_E}{n}$$

$$a = 20 \cdot \log n$$



Bedingung: impedanzrichtige Verteilung.

Symmetrische Schaltung (alle

Anschlüsse/Tore sind gleich)

R Entkopplungswiderstand Ω

Z Impedanz Ω

n Anzahl Ausgänge

(n Ausgänge + 1 Eingang =

Anzahl Anschlüsse/Tore)

U_A Ausgangsspannung V

U_E Eingang V

a Dämpfung dB

Rauschen

$$P_R = 4 \cdot k \cdot T \cdot B$$

$$U_N = 2 \cdot \sqrt{k \cdot T \cdot B \cdot R}$$

$$F = \frac{SNR_{Eingang}}{SNR_{Ausgang}}$$

$$NF = SNR_{Eingang} - SNR_{Ausgang}$$

$$NF = 10 \cdot \log(F) \quad F = 10^{\frac{NF}{10}}$$

$$SNR = 20 \cdot \log \frac{U_S}{U_N} = 10 \cdot \log \frac{P_S}{P_N}$$

$$SINAD = 20 \cdot \log \left(\frac{U_S + U_N + U_D}{U_N + U_D} \right)$$

P_S	Signalleistung	W
P_R	Rauschleistung	W
k	Boltzmann-Konstante	$1.380658 \cdot 10^{-23}$ J/K
T	Temperatur	K
U_S	Signalspannung	V
U_N	Rauschspannung	V
U_D	Verzerrungsspannung	V
R	Widerstand, welcher rauscht	Ω
F	Rauschfaktor, Rauschzahl	–
NF	Noise Figure (Rauschzahl)	dB
B	Bandbreite	Hz
SNR	Signal-Rausch-Abstand	dB
$SINAD$	Signal, Noise and Distortion	dB

Klirrfaktor und Übersprechen

$$d = \frac{\sqrt{U_2^2 + U_3^2 + \dots}}{\sqrt{U_1^2 + U_2^2 + \dots}}$$

$$a_d = 10 \cdot \log \frac{1}{d}$$

$$a_{ct(2 \rightarrow 1)} = 20 \cdot \log \frac{U_{Nutz(Kanal1)}}{U_{Stör(Kanal2)}}$$

d	Klirrfaktor	–
U_1	Grundschwingung	V
$U_2 \dots$	Oberschwingungen	V
a_d	Klirrdämpfungsmass	dB
$a_{ct(2 \rightarrow 1)}$	Übersprechdämpfungsmass	dB

S-Meter – Wertvorzeichen

S-Stufe	KW	UKW
S9+60dB	50 mV	5 mV
S9+40dB	5 mV	500 μ V
S9+20dB	500 μ V	50 μ V
S9	50 μV	5 μV
S8	25 μ V	2.5 μ V
S7	12.5 μ V	1.25 μ V
S6	6.25 μ V	0.63 μ V
S5	3.13 μ V	0.31 μ V
S4	1.56 μ V	0.16 μ V
S3	0.78 μ V	0.08 μ V
S2	0.39 μ V	0.04 μ V
S1	0.19 μ V	0.02 μ V

Zehnerpotenz	Abkürzung	Bezeichnung
10^{15}	P	Peta
10^{12}	T	Tera
10^9	G	Giga
10^6	M	Mega
10^4	Ma	Myria
10^3	k	Kilo
10^2	h	Hekto
10^1	da	Deka
10^{-1}	d	Dezi
10^{-2}	c	Zenti
10^{-3}	m	Milli
10^{-6}	μ	Mikro
10^{-9}	n	Nano
10^{-12}	p	Pico
10^{-15}	f	Femto
10^{-18}	a	Atto

Inhaltsverzeichnis

Geordnet nach Seitenzahl

Widerstand	2
Kondensator	2
Spule	2
URI	2
PUI	2
Kirchhoffsche Gesetze	3
Messbrücke	3
Spannungsteiler	3
Innenwiderstand	4
Messbereichserweiterung	4
Transformator	4
Wirkungsgrad	4
Leistungsanpassung	5
Kondensator	5
Spule und magnetisches Feld	6
Impedanz und Blindwiderstand	7
Leistung im Wechselstromkreis	7
Schwingung	8
Schwingkreise	8
Oszillator	10
Dezibel-Pegel	10
Filter	11
Transistor	12
Operationsverstärker	13
Graetz-Schaltung	13
Darlington-Schaltung	13
Elektronenröhren	14
Dezibel	15
Antennengewinn	15
Absolute Pegel	15
Modulation	16
Spiegelfrequenz	17
Intermodulationsprodukte	17
Trennschärfe	17
Feldstärke	17
Wellenlänge	17
Wellenwiderstand	18
HF-Anpassung (reflexionsfrei)	18
Stehwellen	18
HF-Verteiler	18
Rauschen	19
Klirrfaktor und Übersprechen	19
S-Meter – Wertvorzeichen	19
Inhaltsverzeichnis	20

Alphabetisch geordnet

Absolute Pegel	15
Antennengewinn	15
Darlington-Schaltung	13
Dezibel	15
Dezibel-Pegel	10
Elektronenröhren	14
Feldstärke	17
Filter	11
Graetz-Schaltung	13
HF-Anpassung (reflexionsfrei)	18
HF-Verteiler	18
Impedanz und Blindwiderstand	7
Inhaltsverzeichnis	20
Innenwiderstand	4
Intermodulationsprodukte	17
Kirchhoffsche Gesetze	3
Klirrfaktor und Übersprechen	19
Kondensator	2
Kondensator	5
Leistung im Wechselstromkreis	7
Leistungsanpassung	5
Messbereichserweiterung	4
Messbrücke	3
Modulation	16
Operationsverstärker	13
Oszillator	10
PUI	2
Rauschen	19
Schwingkreise	8
Schwingung	8
S-Meter – Wertvorzeichen	19
Spannungsteiler	3
Spiegelfrequenz	17
Spule	2
Spule und magnetisches Feld	6
Stehwellen	18
Transformator	4
Transistor	12
Trennschärfe	17
URI	2
Wellenlänge	17
Wellenwiderstand	18
Widerstand	2
Wirkungsgrad	4