

Inhaltsverzeichnis:

Thema	Unterpunkt	Seite
Filter allgemein	Definition	6-3
	Unterscheidung Filterarten	6-3
	Symbole und Diagramme	6-3
Eigenschaften von passiven Filtern	Komplexe Übertragungsfunkt.	6-4
	Amplitudengang	6-4
	Grenzfrequenz	6-4
	Phasengang	6-4
Allgemeine Filtergleichungen	Allg. Tiefpass-Gleichung	6-5
	Allg. Hochpass-Gleichung	6-5
	Allg. Bandpass-Gleichung	6-5
Steigung des Amplitudenganges und Phasenlage im Sperrbereich des Filters	Berechnung	6-5
Allgemeine Filterkoeffizienten	Tabelle	6-6
Vergleich Filter-Charakteristik	Amplitudengang	6-7
	Phasengang	6-7
RC-Tiefpass (1.Ordnung)	Schaltung	6-8
	Berechnung	6-8
	Allgemeine Gleichung	6-8
RC-Hochpass (1.Ordnung)	Schaltung	6-9
	Berechnung	6-9
	Allgemeine Gleichung	6-9
Kettenschaltung aus gleichen RC-Filtern	Erklärung	6-10
	Bsp. TP-Kettenschaltung	6-10
RLC-Tiefpass (2.Ordnung)	Schaltung	6-11
	Berechnung	6-11
	Allgemeine Gleichung	6-11
RLC-Hochpass (2.Ordnung)	Schaltung	6-12
	Berechnung	6-12
	Allgemeine Gleichung	6-12
Kettenschaltung aus gleichen RLC-Filtern	Erklärung	6-13
		6-13
Allgemeines zu aktiven Filtern	Definition	6-14
	Komplexe Übertragungsfunkt.	6-14
	Grenzfrequenz	6-14
	Phasengang	6-14
Aktiver Tiefpass (1. Ordnung)	Schaltung	6-15
	Berechnung	6-15
	Allgemeine Gleichung	6-15
Aktiver Hochpass (1. Ordnung)	Schaltung	6-16
	Berechnung	6-16
	Allgemeine Gleichung	6-16
Aktiver Bandpass (1. Ordnung)	Schaltung	6-17
	Berechnung	6-17
	Diagramm Bandbreite	6-17
Allgemeines zu Aktive Filter 2.Ordnung	Gesamtübertragungsfunkt.	6-18
	Gesamtphasengang	6-18
	Dimensionierung	6-18

Fortsetzung nächste Seite

Aktiver Tiefpass (2.Ordnung)	Schaltbild	6-19
	Berechnung	6-19
	Allgemeine Gleichung	6-19
Switched-Capacitor-Filter (SC-Filter)	Grundprinzip	6-20
	Invertierender SC-Filter	6-20
	Nichtinvertierender SC-Filter	6-20
SC-Filter 1. Ordnung	Schaltbild	6-21
	Berechnung Hochpass	6-21
	Berechnung Tiefpass	6-21
	Allgemeine Gleichung	6-21
SC-Filter 2. Ordnung	Schaltbild	6-22
	Berechnung Hochpass	6-22
	Berechnung Tiefpass	6-22
	Berechnung Bandpass	6-22
	Allgemeine Gleichung	6-22
Parameter für Sallen-Key-Schaltungen	Tabelle	6-23
Tiefpass in Sallen-Key-Schaltung (2.Ordnung)	Schaltbild	6-23
	Berechnung	6-23
Hochpass in Sallen-Key-Schaltung (2.Ordnung)	Schaltbild	6-24
	Berechnung	6-24
Aktiver Bandpass 2. Ordnung	Schaltbild	6-25
	Berechnung	6-25
	Diagramme	6-25
Aktive Doppel-T-Bandsperre 2. Ordnung	Schaltbild	6-26
	Berechnung	6-26
	Diagramme	6-26

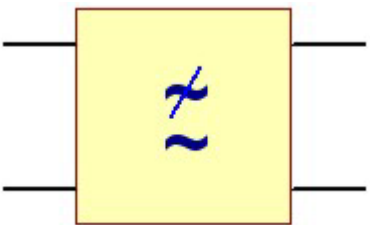
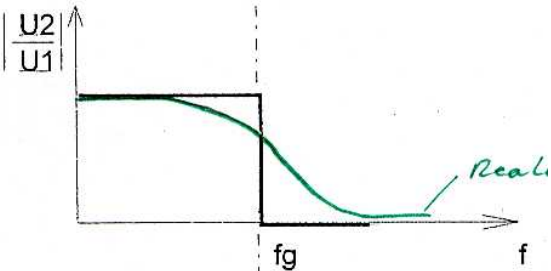
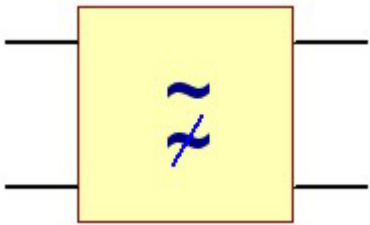
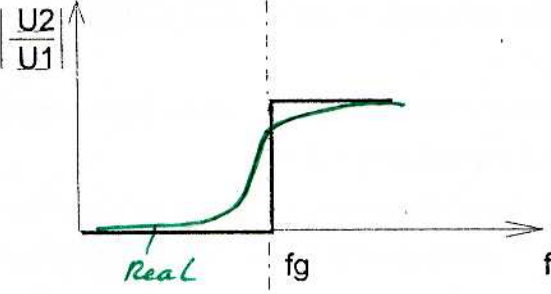
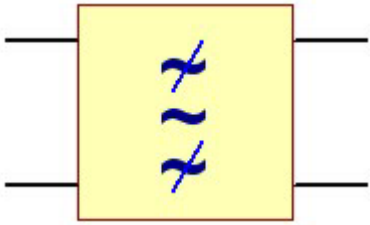
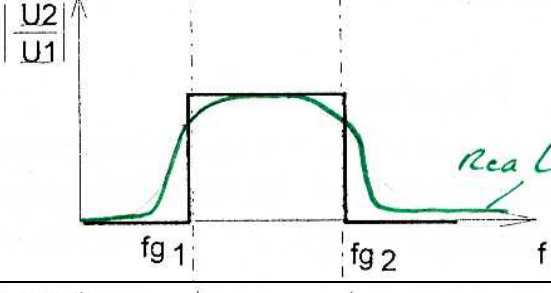
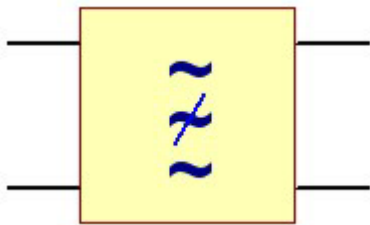
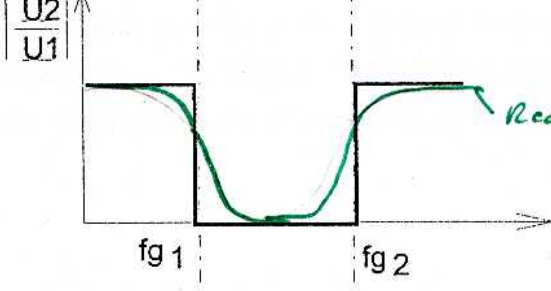
Filter allgemein:

Filter sind Vierpole, mit denen man einzelne Frequenzbereiche aus einem Signalgemisch trennen kann.

Je nach Aufbau unterscheidet man verschiedene Filterarten:

- passive Filter (RC, LC, RLC): Anwendung hauptsächlich im HF-Bereich
- aktive Filter (mit OP aufgebaut \Rightarrow Grundverstärkung): Anwendung im NF-Bereich
- SC-Filter (Filter mit geschalteten Kapazitäten): Grenzfrequenz wird mit der Taktfrequenz eingestellt, mit der die Kapazität geladen wird. Anwendung im NF-Bereich

Symbole für Filterarten:

Filterart	Symbol	Diagramm
Tiefpass		
Hochpass		
Bandpass		
Bandsperre		

$$\left| \frac{U_2}{U_1} \right| = |F(j\omega)| = \text{Übertragungsfunktion}$$

Eigenschaften der passiven Filter:

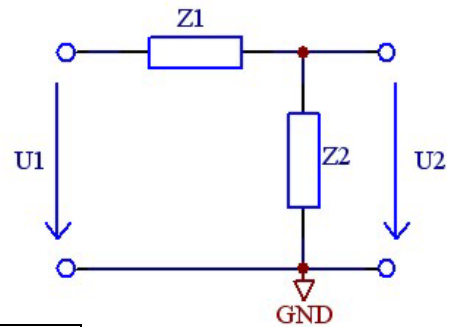
Die Eigenschaften eines Filters werden durch folgende Kennwerte beschrieben:

Komplexe Übertragungsfunktion:

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{\underline{U}_2}{\underline{U}_1}$$

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{\underline{Z}_2}{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2}$$

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{\underline{Y}_1 + \underline{Y}_2}{\underline{Y}_2}$$

**Amplitudengang (beinhaltet Steilheit und Überschwinger):**

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{U}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{U}_2\}^2}}{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{U}_1\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{U}_1\}^2}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|\underline{F}(j\omega)|)$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Z}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Z}_2\}^2}}{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Z}_1 + \underline{Z}_2\}^2}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Y}_1 + \underline{Y}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Y}_1 + \underline{Y}_2\}^2}}{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Y}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Y}_2\}^2}}$$

Grenzfrequenz:

Es gilt: $|\underline{F}(j\omega_g)| = \frac{1}{\sqrt{2}} = 0,707$ bzw. $|\underline{F}(j\omega_g)|_{dB} = -3dB$

Phasengang:

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{\operatorname{Im}\{\underline{F}(j\omega)\}}{\operatorname{Re}\{\underline{F}(j\omega)\}}\right)$$

RAD einstellen !!!

$\underline{F}(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion

$|\underline{F}(j\omega)|$ = Amplitudengang

$|\underline{F}(j\omega)|_{dB}$ = Amplitudengang in dB

$\varphi(j\omega)$ = Phasengang in °

\underline{U}_1 = Eingangsspannung in V

\underline{U}_2 = Ausgangsspannung in V

\underline{Z}_1 = komplexer Eingangswiderstand in V

\underline{Z}_2 = komplexer Ausgangswiderstand in V

\underline{Y}_1 = komplexer Eingangsleitwert in V

\underline{Y}_2 = komplexer Ausgangsleitwert in V

$\operatorname{Re}\{x\}$ = Realteil der Größe

$\operatorname{Im}\{x\}$ = Imaginärteil der Größe (ohne `j` !!!)

Allgemeine Gleichungen für Filter:**Allgemeine Tiefpass-Gleichung:**

$$F(P) = A(P) = \frac{A_0}{(1 + a_1 \cdot P + b_1 \cdot P^2) \cdot (1 + a_2 \cdot P + b_2 \cdot P^2) \cdot \dots \cdot (1 + a_n \cdot P + b_n \cdot P^2)}$$

Allgemeine Hochpass-Gleichung:

$$F(P) = A(P) = \frac{A_\infty}{\left(1 + \frac{a_1}{P} + \frac{b_1}{P^2}\right) \cdot \left(1 + \frac{a_2}{P} + \frac{b_2}{P^2}\right) \cdot \dots \cdot \left(1 + \frac{a_n}{P} + \frac{b_n}{P^2}\right)}$$

Allgemeine Bandpass-Gleichung:

$$F(P) = A(P) = \frac{\frac{A_r \cdot P}{Q}}{\left(1 + \frac{1}{Q} \cdot P + P^2\right)} \quad Q = \frac{f_r}{B}$$

Weiterhin gilt:

$$\boxed{p = j\omega + \sigma} \quad \boxed{P = \frac{p}{\omega_g}} \quad \text{mit } \sigma = 0^\circ \text{ folgt: } \boxed{P = j \frac{\omega}{\omega_g}} \quad \boxed{P^2 = -\frac{\omega^2}{\omega_g^2}} \quad \boxed{P = j \frac{f}{f_g}} \quad \boxed{P^2 = -\frac{f^2}{f_g^2}}$$

F(P) = A(P) = Allgemeine Übertragungsfunktion

A₀ = Grundverstärkung des Tiefpass bei ω = 0 HzA_∞ = Grundverstärkung des Hochpass bei ω → ∞ HzA_r = Grundverstärkung des Bandpass bei ω = ω_ra₁, b₁ = Allgemeine Filterkoeffizienten für Filter 1. Ordnunga₂, b₂ = Allgemeine Filterkoeffizienten für Filter 2. Ordnunga_n, b_n = Allgemeine Filterkoeffizienten für Filter n. Ordnung

P = komplexe normierte Grenzfrequenz

p = komplexe Kreisfrequenz mit Phasenverschiebung σ

Q = Güte des Filters

f_r = Resonanzfrequenz des Bandpass in Hz

B = Bandbreite des Bandpass (Obere Grenzfrequenz – Untere Grenzfrequenz)

Steigung des Amplitudengangs und Phasenlage im Sperrbereich des Filters:

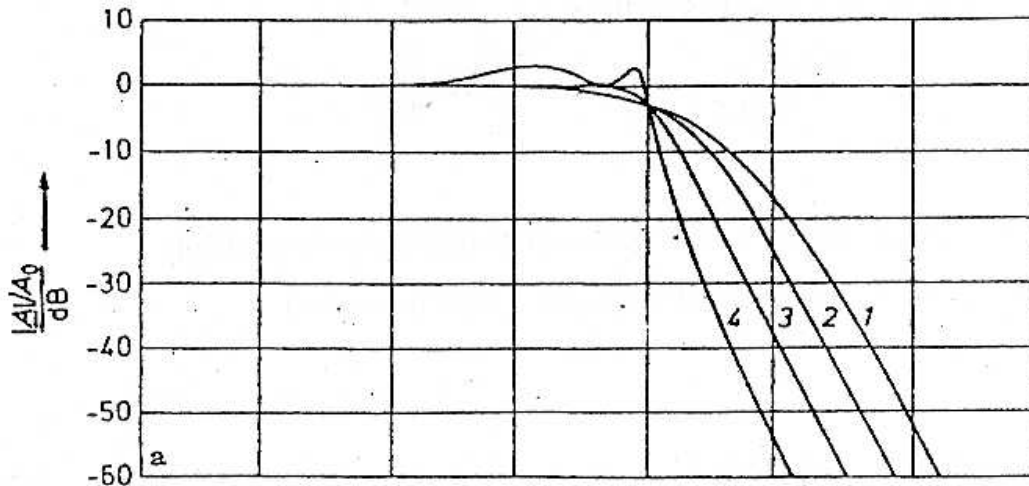
$$\boxed{d = n \cdot \frac{-20\text{dB}}{\text{Dekade}}} \quad \boxed{\varphi_n(\omega \rightarrow \infty) = n \cdot (-90^\circ)}$$

n = Ordnung des Filters

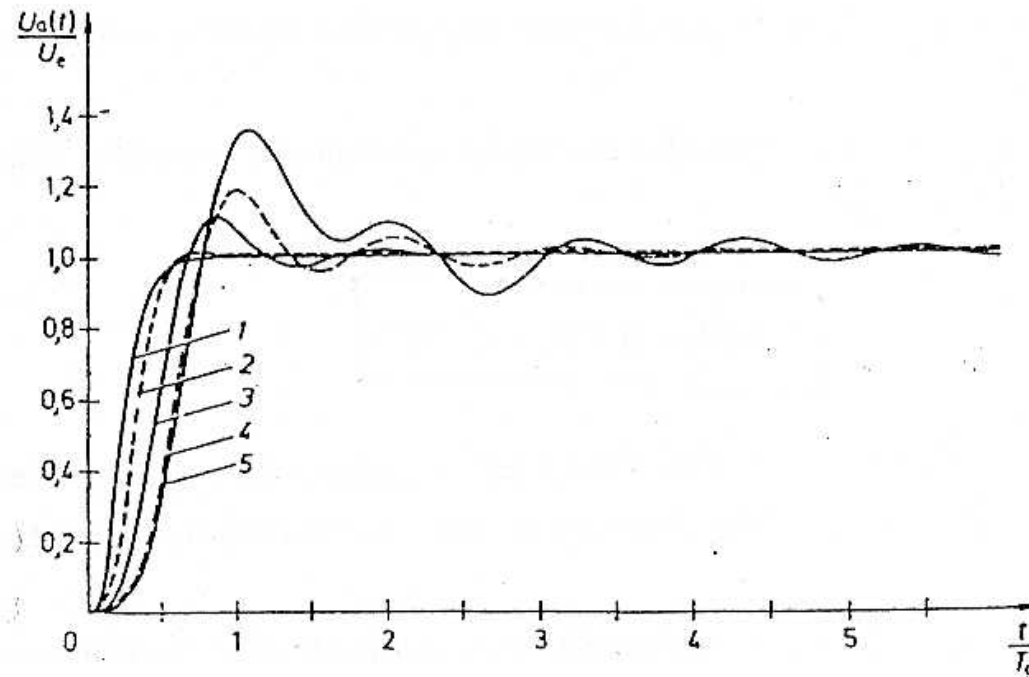
d = Steigung des Amplitudenverlaufs im Sperrbereich des Filters ($f > 10 \cdot f_g$)φ_n = Phasenlage des Ausgangssignals bei ω → ∞

Allgemeine Filterkoeffizienten:

Charakteristik	Ordnung n des Filters	Koeffizient a	Koeffizient b
kritische Dämpfung	1.Ordnung	$a_1 = 1.0000$	$b_1 = 0.0000$
	2.Ordnung	$a_1 = 1.2872$	$b_1 = 0.4142$
	3.Ordnung	$a_1 = 0.5098$ $a_2 = 1.0197$	$b_1 = 0.0000$ $b_2 = 0.2599$
	4.Ordnung	$a_1 = 0.8700$ $a_2 = 0.8700$	$b_1 = 0.1892$ $b_2 = 0.1892$
Bessel Filter	1.Ordnung	$a_1 = 1.0000$	$b_1 = 0.0000$
	2.Ordnung	$a_1 = 1.3617$	$b_1 = 0.6180$
	3.Ordnung	$a_1 = 0.7560$ $a_2 = 0.9996$	$b_1 = 0.0000$ $b_2 = 0.4772$
	4.Ordnung	$a_1 = 1.3397$ $a_2 = 0.7743$	$b_1 = 0.4889$ $b_2 = 0.3890$
Butterworth-Filter	1.Ordnung	$a_1 = 0.0000$	$b_1 = 0.0000$
	2.Ordnung	$a_1 = 1.4142$	$b_1 = 1.0000$
	3.Ordnung	$a_1 = 1.0000$ $a_2 = 1.0000$	$b_1 = 0.0000$ $b_2 = 1.0000$
	4.Ordnung	$a_1 = 1.8478$ $a_2 = 0.7654$	$b_1 = 1.0000$ $b_2 = 1.0000$
Tschebyscheff-Filter mit 1 db Welligkeit	1.Ordnung	$a_1 = 1.0000$	$b_1 = 0.0000$
	2.Ordnung	$a_1 = 1.3022$	$b_1 = 1.5515$
	3.Ordnung	$a_1 = 2.2156$ $a_2 = 0.5442$	$b_1 = 0.0000$ $b_2 = 1.2057$
	4.Ordnung	$a_1 = 2.5904$ $a_2 = 0.3039$	$b_1 = 4.1302$ $b_2 = 2.2697$
Tschebyscheff-Filter mit 2 db Welligkeit	1.Ordnung	$a_1 = 1.0000$	$b_1 = 0.0000$
	2.Ordnung	$a_1 = 1.1813$	$b_1 = 1.7775$
	3.Ordnung	$a_1 = 2.7994$ $a_2 = 0.4300$	$b_1 = 0.0000$ $b_2 = 1.2036$
	4.Ordnung	$a_1 = 2.4025$ $a_2 = 0.2374$	$b_1 = 4.9862$ $b_2 = 1.1869$
Tschebyscheff-Filter mit 3 db Welligkeit	1.Ordnung	$a_1 = 1.0000$	$b_1 = 0.0000$
	2.Ordnung	$a_1 = 1.0650$	$b_1 = 1.9305$
	3.Ordnung	$a_1 = 3.3496$ $a_2 = 0.3559$	$b_1 = 0.0000$ $b_2 = 1.1923$
	4.Ordnung	$a_1 = 2.1853$ $a_2 = 0.1964$	$b_1 = 5.5339$ $b_2 = 1.2009$

Vergleich der Kennlinien eines Tiefpasses mit verschiedenen Charakteristika:**Amplitudengang:**

- 1 = Tiefpass 4. Ordnung mit **kritischer Dämpfung**
 2 = Tiefpass 4. Ordnung mit **Bessel-Charakteristik**
 3 = Tiefpass 4. Ordnung mit **Buttworth-Charakteristik**
 4 = Tiefpass 4. Ordnung mit **Tschebyscheff-Charakteristik mit 3dB Welligkeit**
 (Überhöhung max. 3dB)

Sprungantworten:

- 1 = Tiefpass 4. Ordnung mit **kritischer Dämpfung** (ohne Überschwingen)
 2 = Tiefpass 4. Ordnung mit **Bessel-Charakteristik** (wenig Überschwingen)
 3 = Tiefpass 4. Ordnung mit **Buttworth-Charakteristik** (mittleres Überschwingen)
 4 = Tiefpass 4. Ordnung mit **Tschebyscheff-Charakteristik mit 0,5dB Welligkeit**
 (großes Überschwingen)
 5 = Tiefpass 4. Ordnung mit **Tschebyscheff-Charakteristik mit 3dB Welligkeit**
 (sehr großes Überschwingen)

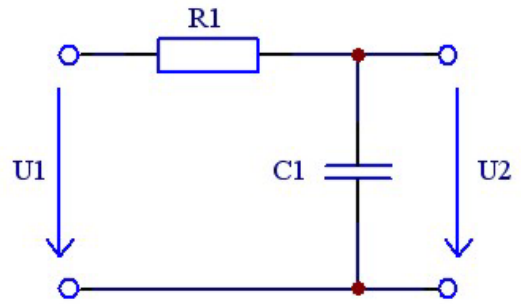
RC-Tiefpass (1.Ordnung):

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + j\omega \cdot R_1 \cdot C_1}$$

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + j \frac{\omega}{\omega_g}}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega \cdot R_1 \cdot C_1)^2}}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}}$$



$$\omega_g = \frac{1}{R_1 \cdot C_1}$$

$$f_g = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_1 \cdot C_1}$$

$$|F(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|F(j\omega)|)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan(-\omega \cdot R_1 \cdot C_1)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(-\frac{\omega}{\omega_g}\right)$$

RAD einstellen !!!**DEG einstellen !!!**Allgemeine Tiefpass-Gleichung:

$$F(P) = \frac{A_0}{(1 + a_1 \cdot P)}$$

$$P = j \frac{\omega}{\omega_g}$$

$$A_0 = 1$$

$$a_1 = \omega_g \cdot R_1 \cdot C_1$$

$$a_1 = 1$$

$$R_1 = \frac{a_1}{\omega_g \cdot C_1}$$

$$C_1 = \frac{a_1}{\omega_g \cdot R_1}$$

F(j ω) = komplexe Übertragungsfunktion|F(j ω)| = Amplitudengang ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz f_g = Grenzfrequenz in Hz|F(j ω)|_{dB} = Amplitudengang in dB $\varphi(j\omega)$ = Phasengang in °

F(P) = allgemeine Übertragungsfunktion

 A_0 = Grundverstärkung des Tiefpass bei $\omega = 0$ Hz a_1 = Allgemeiner Filterkoeffizient **je nach Filtercharakteristik (siehe Seite 6 – 6)** R_1 = Widerstand in Ω C_1 = Kapazität in F

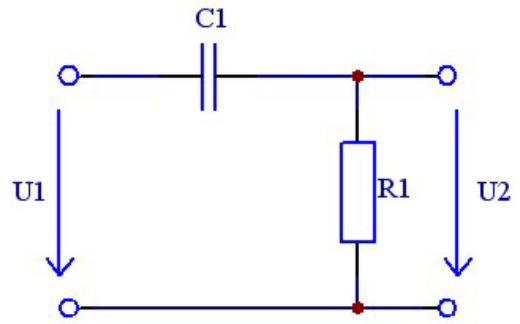
RC-Hochpass (1.Ordnung):

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + \frac{1}{j\omega \cdot R_1 \cdot C_1}}$$

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + \frac{\omega_g}{j\omega}}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{1}{(\omega \cdot R_1 \cdot C_1)^2}}}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)^2}}$$



$$\omega_g = \frac{1}{R_1 \cdot C_1}$$

$$f_g = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_1 \cdot C_1}$$

$$|F(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|F(j\omega)|)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{1}{\omega \cdot R_1 \cdot C_1}\right) \text{ RAD einstellen !!!}$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{\omega_g}{\omega}\right) \text{ DEG einstellen !!!}$$

$$\left(\frac{\omega_g}{\omega}\right) = \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)$$

Allgemeine Hochpass-Gleichung:

$$F(P) = \frac{A_\infty}{\left(1 + \frac{a_1}{P}\right)}$$

$$P = j \frac{\omega}{\omega_g}$$

$$A_\infty = 1$$

$$a_1 = \frac{1}{\omega_g \cdot R_1 \cdot C_1}$$

$$a_1 = 1$$

$$R_1 = \frac{1}{a_1 \cdot \omega_g \cdot C_1}$$

$$C_1 = \frac{1}{a_1 \cdot \omega_g \cdot R_1}$$

F(jω) = komplexe Übertragungsfunktion

|F(jω)| = Amplitudengang

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz

f_g = Grenzfrequenz in Hz

|F(jω)|_{dB} = Amplitudengang in dB

φ(jω) = Phasengang in °

F(P) = allgemeine Übertragungsfunktion

A_∞ = Grundverstärkung des Hochpass bei ω → ∞ Hz

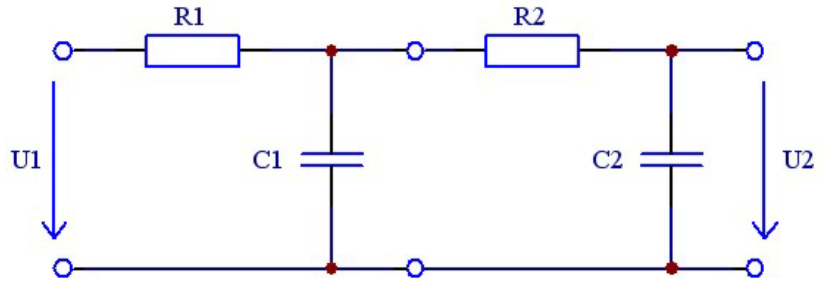
a₁ = Allgemeiner Filterkoeffizient **je nach Filtercharakteristik (siehe Seite 6 – 6)**

R₁ = Widerstand in Ω

C₁ = Kapazität in F

Kettenschaltung von 2 gleichen passiven RC-Filtern:

Um einen besseren Dämpfungsverlauf (d.h. Steigung des Amplitudenganges im Sperrbereich) zu erhalten, kann man mehrere gleiche RC-Filter hintereinander schalten.



Dabei stellt das zweite RC-Glied die Belastung des ersten RC-Gliedes dar.

Für die Übertragungsfunktion muss nun die Gleichung eines belasteten Spannungsteilers aufgestellt werden, was bei mehreren hintereinander geschalteten RC-Gliedern nur noch mit extremem mathematischen Aufwand zu realisieren ist.

Mit $R_1 \cdot C_1 = R_2 \cdot C_2 = R \cdot C$ und $\omega_{g1} = \frac{1}{R_1 \cdot C_1}$ folgt:

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + j\omega \cdot 3 \cdot R \cdot C - (\omega \cdot R \cdot C)^2}$$

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + j \cdot 3 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_{g1}}\right) - \left(\frac{\omega}{\omega_{g1}}\right)^2}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - (\omega \cdot R \cdot C)^2\right)^2 + 9 \cdot (\omega \cdot R \cdot C)^2}}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - \left(\frac{\omega}{\omega_{g1}}\right)^2\right)^2 + 9 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_{g1}}\right)^2}}$$

$$\omega_g = 0,374 \cdot \omega_{g1} = \frac{0,374}{R_1 \cdot C_1}$$

$$f_g = \frac{0,0595}{R_1 \cdot C_1}$$

$$|F(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|F(j\omega)|)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-3}{1 - (\omega \cdot R \cdot C)^2}\right)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-3}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_{g1}}\right)^2}\right)$$

RAD einstellen !!!

DEG einstellen !!!

F(jω) = komplexe Übertragungsfunktion

|F(jω)| = Amplitudengang

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz

f_g = Grenzfrequenz in Hz

|F(jω)|_{dB} = Amplitudengang in dB

φ(jω) = Phasengang in °

R₁ = R₂ = Widerstand in Ω

C₁ = C₂ = Kapazität in F

Um eine bessere Steilheit des Amplitudenganges im Sperrbereich des Filters zu erreichen, können auch RLC-Filter verwendet werden, die weniger Aufwand erfordern.

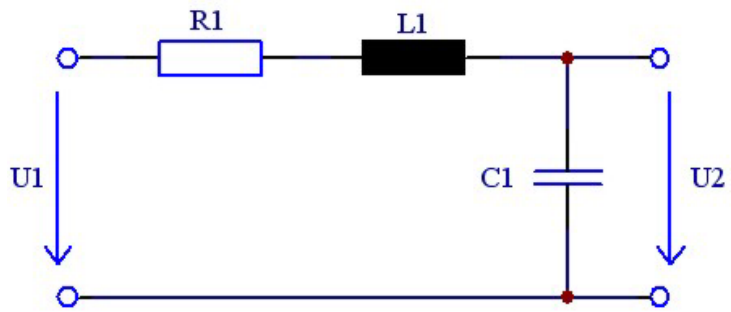
RLC-Tiefpass (2.Ordnung):

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + j\omega \cdot R_1 \cdot C_1 - \omega^2 \cdot L_1 \cdot C_1}$$

$$F(j\omega) = \frac{1}{1 + j \cdot a_1 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right) - b_1 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{(1 - \omega^2 \cdot L_1 \cdot C_1)^2 + (\omega \cdot R_1 \cdot C_1)^2}}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - b_1 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2\right)^2 + a_1 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}}$$



$$\omega_g = \frac{a_1}{R_1 \cdot C_1}$$

$$\omega_g^2 = \frac{b_1}{L_1 \cdot C_1}$$

$$f_g = \frac{\omega_g}{2 \cdot \pi}$$

$$|F(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|F(j\omega)|)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-\omega \cdot R_1 \cdot C_1}{1 - (\omega^2 \cdot L_1 \cdot C_1)}\right)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-a_1 \cdot \frac{\omega}{\omega_g}}{1 - b_1 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}\right)$$

RAD einstellen !!!

DEG einstellen !!!

Allgemeine Tiefpass-Gleichung:

$$F(P) = \frac{A_0}{(1 + a_1 \cdot P + b_1 \cdot P^2)}$$

$$P = j \frac{\omega}{\omega_g}$$

$$P^2 = -\frac{\omega^2}{\omega_g^2}$$

$$A_0 = 1$$

$$a_1 = \omega_g \cdot R_1 \cdot C_1$$

$$b_1 = \omega_g^2 \cdot L_1 \cdot C_1$$

$$R_1 = \frac{a_1}{C_1 \cdot \omega_g}$$

$$L_1 = \frac{b_1}{C_1 \cdot \omega_g^2}$$

$$C_1 = \frac{a_1}{R_1 \cdot \omega_g}$$

$$C_1 = \frac{b_1}{L_1 \cdot \omega_g^2}$$

F(jω) = komplexe Übertragungsfunktion

|F(jω)| = Amplitudengang

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz

f_g = Grenzfrequenz in Hz

|F(jω)|_{dB} = Amplitudengang in dB

φ(jω) = Phasengang in °

F(P) = allgemeine Übertragungsfunktion

A₀ = Grundverstärkung des Tiefpass bei ω = 0 Hz

a₁ , b₁ = Allgemeine Filterkoeffizienten **je nach Filtercharakteristik (siehe Seite 6 – 6)**

R₁ = Widerstand in Ω

C₁ = Kapazität in F

L₁ = Induktivität in H

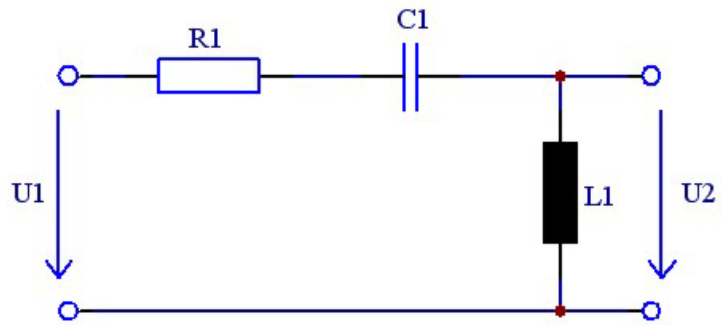
RLC-Hochpass (2.Ordnung):

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{1}{1 + \frac{R_1}{j\omega \cdot L_1} - \frac{1}{\omega^2 \cdot L_1 \cdot C_1}}$$

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{1}{1 + j \cdot a_1 \cdot \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right) - b_1 \cdot \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)^2}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - \frac{1}{\omega^2 \cdot L_1 \cdot C_1}\right)^2 + \left(\frac{R_1}{\omega \cdot L_1}\right)^2}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - b_1 \cdot \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)^2\right)^2 + a_1 \cdot \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)^2}}$$



$$\omega_g = \frac{R_1}{a_1 \cdot L_1}$$

$$\omega_g^2 = \frac{1}{b_1 \cdot L_1 \cdot C_1}$$

$$f_g = \frac{\omega_g}{2 \cdot \pi}$$

$$|\underline{F}(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|\underline{F}(j\omega)|)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{\frac{R_1}{\omega \cdot C_1}}{1 - \frac{1}{\omega^2 \cdot L_1 \cdot C_1}}\right)$$

$$\left(\frac{\omega_g}{\omega}\right) = \frac{1}{\left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)}$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{a_1 \cdot \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)}{1 - b_1 \cdot \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)^2}\right)$$

RAD einstellen !!!

DEG einstellen !!!

Allgemeine Hochpass-Gleichung:

$$F(P) = \frac{A_\infty}{\left(1 + \frac{a_1}{P} + \frac{b_1}{P^2}\right)}$$

$$P = j \frac{\omega}{\omega_g}$$

$$P^2 = -\frac{\omega^2}{\omega_g^2}$$

$$A_\infty = 1$$

$$a_1 = \frac{R_1}{\omega_g \cdot L_1}$$

$$b_1 = \frac{1}{\omega_g^2 \cdot L_1 \cdot C_1}$$

$$R_1 = a_1 \cdot \omega_g \cdot L_1$$

$$L_1 = \frac{R_1}{a_1 \cdot \omega_g}$$

$$L_1 = \frac{1}{b_1 \cdot \omega_g^2 \cdot C_1}$$

$$C_1 = \frac{1}{b_1 \cdot \omega_g^2 \cdot L_1}$$

F(jω) = komplexe Übertragungsfunktion

|F(jω)| = Amplitudengang

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz

f_g = Grenzfrequenz in Hz

|F(jω)|_{dB} = Amplitudengang in dB

φ(jω) = Phasengang in °

F(P) = allgemeine Übertragungsfunktion

A_∞ = Grundverstärkung des Hochpass bei ω → ∞ Hz

a₁, b₁ = Allgemeine Filterkoeffizienten **je nach Filtercharakteristik (siehe Seite 6 – 6)**

R₁ = Widerstand in Ω

C₁ = Kapazität in F

L₁ = Induktivität in H

Kettenschaltung aus gleichen passiven RLC-Filtern:

Wie auch bei der Kettenschaltung von gleichen passiven RC-Filtern kann mit einer Kettenschaltung aus gleichen passiven RLC-Filtern eine Verbesserung der Steigung des Amplitudenganges im Sperrbereich des Filters erreicht werden.

Um allerdings die Allgemeinen Filterkoeffizienten von Seite 6-5 verwenden zu können, sollten die Filter „entkoppelt“ werden, indem z.B. ein Impedanzwandler zwischen Ausgang des ersten Filters und Eingang des zweiten Filters geschaltet wird.

Allgemeines zu aktiven Filtern:

Als aktive Filter werden solche Filter bezeichnet, die eine bestimmte Grundverstärkung A_0 haben.

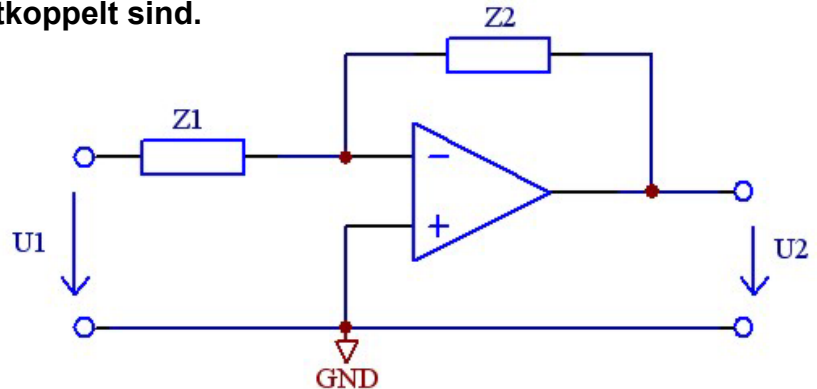
Diese Filter werden meist mit OP-Schaltungen realisiert, die den Vorteil haben, dass nun keine Induktivitäten mehr benötigt werden und dass bei Kettenschaltungen die einzelnen Filter untereinander entkoppelt sind.

Übertragungsfunktion:

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{-\underline{U}_2}{\underline{U}_1}$$

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{-\underline{Z}_2}{\underline{Z}_1}$$

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{\underline{Y}_1}{-\underline{Y}_2}$$

**Amplitudengang (beinhaltet Steilheit und Überschwinger):**

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{U}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{U}_2\}^2}}{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{U}_1\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{U}_1\}^2}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|\underline{F}(j\omega)|)$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Z}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Z}_2\}^2}}{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Z}_1\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Z}_1\}^2}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Y}_1\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Y}_1\}^2}}{\sqrt{\operatorname{Re}\{\underline{Y}_2\}^2 + \operatorname{Im}\{\underline{Y}_2\}^2}}$$

Für die Grenzfrequenz:

Es gilt: $|\underline{F}(j\omega_g)| = \frac{A_0}{\sqrt{2}} = \frac{-R_2}{\sqrt{2}} = 0,707 \cdot \left(\frac{-R_2}{R_1}\right)$ bzw. $|\underline{F}(j\omega_g)|_{dB} = A_0 - 3dB$

Phasengang:

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{\operatorname{Im}\{\underline{F}(j\omega)\}}{\operatorname{Re}\{\underline{F}(j\omega)\}}\right)$$

RAD einstellen !!!

$F(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion

$|F(j\omega)|$ = Amplitudengang

$|F(j\omega)|_{dB}$ = Amplitudengang in dB

$\varphi(j\omega)$ = Phasengang in °

\underline{U}_1 = Eingangsspannung in V

\underline{U}_2 = Ausgangsspannung in V

\underline{Z}_1 = komplexer Eingangswiderstand in V

\underline{Z}_2 = komplexer Ausgangswiderstand in V

\underline{Y}_1 = komplexer Eingangsleitwert in V

\underline{Y}_2 = komplexer Ausgangsleitwert in V

$\operatorname{Re}\{x\}$ = Realteil der Größe

$\operatorname{Im}\{x\}$ = Imaginärteil der Größe (ohne 'j' !!!)

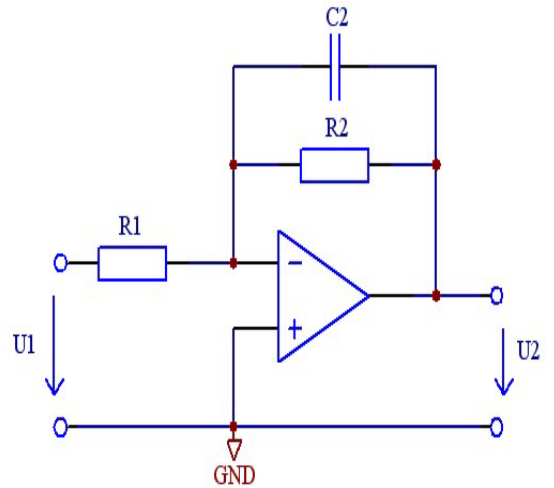
Aktiver Tiefpass 1. Ordnung:

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{-\frac{R_2}{R_1}}{1 + j\omega \cdot R_2 \cdot C_2}$$

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{-\frac{R_2}{R_1}}{1 + j\frac{\omega}{\omega_g}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{\sqrt{1 + (\omega \cdot R_2 \cdot C_2)^2}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}}$$



$$\omega_g = \frac{1}{R_2 \cdot C_2}$$

$$f_g = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_2 \cdot C_2}$$

$$|\underline{F}(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|\underline{F}(j\omega)|)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan(-\omega \cdot R_2 \cdot C_2)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(-\frac{\omega}{\omega_g}\right)$$

RAD einstellen !!!

DEG einstellen !!!

Allgemeine Tiefpass-Gleichung:

$$F(P) = \frac{A_0}{(1 + a_1 \cdot P)}$$

$$P = j\frac{\omega}{\omega_g}$$

$$A_0(\omega = 0) = -\frac{R_2}{R_1}$$

$$a_1 = \omega_g \cdot R_1 \cdot C_1$$

$$a_1 = 1$$

$$R_1 = \frac{a_1}{\omega_g \cdot C_1}$$

$$C_1 = \frac{a_1}{\omega_g \cdot R_1}$$

F(jω) = komplexe Übertragungsfunktion

|F(jω)| = Amplitudengang

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz

f_g = Grenzfrequenz in Hz

|F(jω)|_{dB} = Amplitudengang in dB

φ(jω) = Phasengang in °

F(P) = allgemeine Übertragungsfunktion

A₀ = Grundverstärkung des aktiven Tiefpass bei ω = 0 Hz

a₁ = Allgemeiner Filterkoeffizient **je nach Filtercharakteristik (siehe Seite 6 – 6)**

R₁ = Widerstand in Ω

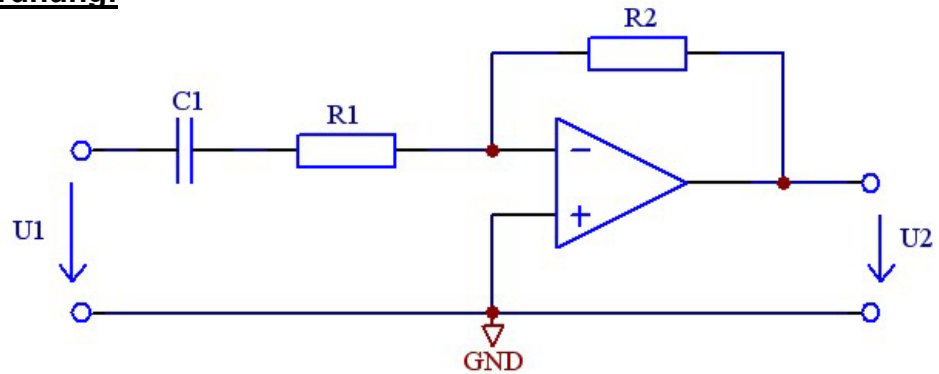
R₂ = Rückkopplungswiderstand in Ω

C₂ = Kapazität in F

Aktiver Hochpass 1. Ordnung:

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{-R_2}{R_1} \cdot \frac{1}{1 + \frac{1}{j\omega \cdot R_1 \cdot C_1}}$$

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{-R_2}{R_1} \cdot \frac{1}{1 + \frac{\omega_g}{j\omega}}$$



$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{\sqrt{1 + \frac{1}{(\omega \cdot R_1 \cdot C_1)^2}}}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)^2}}$$

$$\left(\frac{\omega_g}{\omega}\right) = \frac{1}{\left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)}$$

$$\omega_g = \frac{1}{R_1 \cdot C_1}$$

$$f_g = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_1 \cdot C_1}$$

$$|\underline{F}(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|\underline{F}(j\omega)|)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{1}{\omega \cdot R_1 \cdot C_1}\right)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{\omega_g}{\omega}\right)$$

RAD einstellen !!!

DEG einstellen !!!

Allgemeine Hochpass-Gleichung:

$$F(P) = \frac{A_\infty}{\left(1 + \frac{a_1}{P}\right)}$$

$$P = j \frac{\omega}{\omega_g}$$

$$A_\infty(\omega \rightarrow \infty) = -\frac{R_2}{R_1}$$

$$a_1 = \frac{1}{\omega_g \cdot R_1 \cdot C_1}$$

$$a_1 = 1$$

$$R_1 = \frac{1}{a_1 \cdot \omega_g \cdot C_1}$$

$$C_1 = \frac{1}{a_1 \cdot \omega_g \cdot R_1}$$

Bei $\omega \geq \omega_g$ folgt: $r_e = R_1$

$F(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion

$|F(j\omega)|$ = Amplitudengang

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz

f_g = Grenzfrequenz in Hz

$|F(j\omega)|_{dB}$ = Amplitudengang in dB

$\varphi(j\omega)$ = Phasengang in °

$F(P)$ = allgemeine Übertragungsfunktion

A_∞ = Grundverstärkung des Hochpass bei $\omega \rightarrow \infty$ Hz

a_1 = Allgemeiner Filterkoeffizient **je nach Filtercharakteristik (siehe Seite 6 – 6)**

R_1 = Widerstand in Ω

R_2 = Rückkopplungswiderstand in Ω

C_1 = Kapazität in F

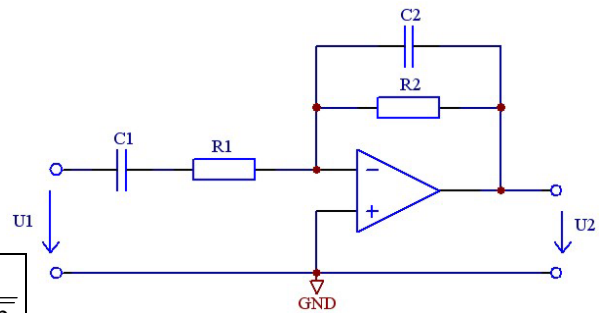
r_e = dynamischer Eingangswiderstand

Aktiver Bandpass 1.Ordnung:

$$F(j\omega) = \frac{1}{\frac{R_1}{R_2} + \frac{C_2}{C_1} + j\left(\omega \cdot R_1 \cdot C_2 - \frac{1}{\omega \cdot R_2 \cdot C_1}\right)}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{1}{\sqrt{\left(\frac{R_1}{R_2} + \frac{C_2}{C_1}\right)^2 + \left(\omega \cdot R_1 \cdot C_2 - \frac{1}{\omega \cdot R_2 \cdot C_1}\right)^2}}$$

$$|F(j\omega)|_{dB} = 20 \cdot \log(|F(j\omega)|)$$



$$\omega_{gu} = \frac{1}{R_1 \cdot C_1}$$

$$f_{gu} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_1 \cdot C_1}$$

$$\omega_{go} = \frac{1}{R_2 \cdot C_2}$$

$$f_{go} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot R_2 \cdot C_2}$$

$$b = f_{go} - f_{gu}$$

$$f_0 = \sqrt{f_{gu} \cdot f_{go}}$$

$$\omega_0 = \sqrt{\omega_{gu} \cdot \omega_{go}}$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-\left(\omega^2 \cdot R_1 \cdot R_2 \cdot C_1 \cdot C_2\right) - 1}{\omega \cdot R_1 \cdot C_1 + \omega \cdot R_2 \cdot C_2}\right)$$

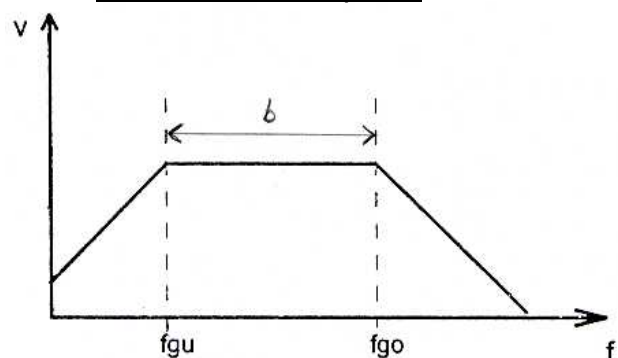
$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-\left(\frac{\omega^2}{\omega_{gu} \cdot \omega_{go}}\right) - 1}{\frac{\omega}{\omega_{gu}} + \frac{\omega}{\omega_{go}}}\right)$$

RAD einstellen !!!

DEG einstellen !!!

$$A_0(\omega = \omega_0) = \frac{1}{\frac{R_1}{R_2} + \frac{C_2}{C_1}}$$

Idealisierter Bandpass:



F(jω) = komplexe Übertragungsfunktion

|F(jω)| = Amplitudengang

|F(jω)|_{dB} = Amplitudengang in dB

ω_{gu} = Untere Grenzkreisfrequenz in Hz

f_{gu} = Untere Grenzfrequenz in Hz

ω_{go} = Obere Grenzkreisfrequenz in Hz

f_{go} = Obere Grenzfrequenz in Hz

b = Bandbreite in Hz

f₀ = Bandmittenfrequenz in Hz (Geometrisches Mittel auf f_{gu} und f_{go})

ω₀ = Bandmittenkreisfrequenz in Hz

φ(jω) = Phasengang in °

A₀ = Grundverstärkung des Bandpass bei ω = ω₀

R₁ = Widerstand in Ω

R₂ = Rückkopplungswiderstand in Ω

C₁ = Kapazität in F

C₂ = Kapazität in F

Aktive Filter 2. Ordnung:

Ebenso wie bei den passiven Filtern, lassen sich aktive Filter 2. und höherer Ordnung durch eine Kettenschaltung von aktiven Filtern erzielen.

Dabei werden, bedingt durch die Entkopplung, die Übertragungsfunktionen bzw. die Amplitudengängen der einzelnen Filter multipliziert.

$$\boxed{F(j\omega) = F(j\omega)_1 \cdot F(j\omega)_2 \cdot \dots \cdot F(j\omega)_n}$$

$$\boxed{|F(j\omega)| = |F(j\omega)|_1 \cdot |F(j\omega)|_2 \cdot \dots \cdot |F(j\omega)|_n}$$

Um eine größere Steilheit bzw. Steigung beim Amplitudengang zu erreichen, wählt man folgende Dimensionierung:

$$\boxed{R \cdot C = \frac{1}{\omega_g} = \frac{1}{\omega_{g1}} = \frac{1}{\omega_{g2}} = \frac{1}{\omega_{gn}}} \quad \text{und} \quad \boxed{A_0 = A_{01} \cdot A_{02} \cdot \dots \cdot A_{0n}}$$

$\underline{E}(j\omega)$ = komplexe Gesamtübertragungsfunktion der Kettenschaltung

$\underline{E}(j\omega)_1$, $\underline{E}(j\omega)_2$, $\underline{E}(j\omega)_n$ = komplexe Einzelübertragungsfunktionen der Filter

$|\underline{E}(j\omega)|$ = Gesamtamplitudengang der Kettenschaltung

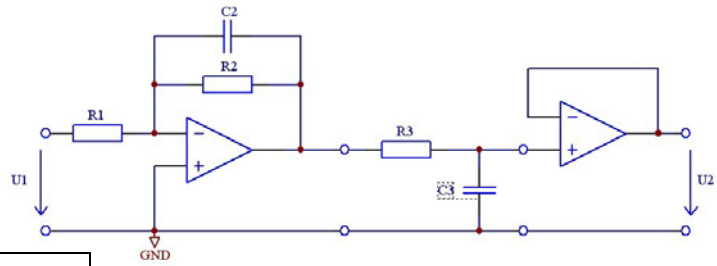
$|\underline{E}(j\omega)|_1$, $|\underline{E}(j\omega)|_2$, $|\underline{E}(j\omega)|_n$ = Einzelamplitudengänge der Filter

A_0 = Gesamtverstärkung der Kettenschaltung

A_{01} , A_{02} , A_{0n} = Einzelverstärkungen der Filter

Aktiver Tiefpass 2. Ordnung:

$$F(j\omega) = \frac{-\frac{R_2}{R_1}}{1 + j\omega \cdot R_2 \cdot C_2} \cdot \frac{1}{1 + j\omega \cdot R_3 \cdot C_3}$$



$$|F(j\omega)| = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{\sqrt{1 + (\omega \cdot R_2 \cdot C_2)^2}} \cdot \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega \cdot R_3 \cdot C_3)^2}}$$

mit folgender Dimensionierung für bessere Steilheit folgt:

$$R_2 \cdot C_2 = R_3 \cdot C_3 = R \cdot C \quad \text{und} \quad A_{0ges} = A_{01} \cdot A_{02}$$

$$F(j\omega) = \frac{-\frac{R_2}{R_1}}{(1 + j \cdot \omega \cdot R \cdot C)^2}$$

$$F(j\omega) = \frac{-\frac{R_2}{R_1}}{1 + j \cdot 2 \cdot \frac{\omega}{\omega_g} + \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{1 + (\omega \cdot R \cdot C)^2}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{\frac{R_2}{R_1}}{\sqrt{\left[1 + \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2\right]^2 + 4 \cdot \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}}$$

$$\omega_g = \sqrt{\sqrt{2}-1} \cdot \omega_{g1} = \sqrt{\sqrt{2}-1} \cdot \omega_{g2}$$

$$\omega_{g1} = \frac{1}{R_2 \cdot C_2}$$

$$\omega_{g2} = \frac{1}{R_3 \cdot C_3}$$

$$f_g = \frac{\omega_g}{2 \cdot \pi}$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-2 \cdot \omega \cdot R_2 \cdot C_2}{1 + (\omega \cdot R_2 \cdot C_2)^2}\right)$$

$$\varphi(j\omega) = \arctan\left(\frac{-2 \cdot \frac{\omega}{\omega_g}}{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_g}\right)^2}\right)$$

RAD einstellen !!!

DEG einstellen !!!

Allgemeine Tiefpass-Gleichung:

$$F(P) = \frac{A_0}{(1 + a_1 \cdot P + b_1 \cdot P^2)}$$

$$P = j \frac{\omega}{\omega_g}$$

$$P^2 = -\frac{\omega^2}{\omega_g^2}$$

$$A_0(\omega \rightarrow 0) = -\frac{R_2}{R_1}$$

$$a_1 = 2 \cdot \omega_g \cdot R \cdot C$$

$$b_1 = (\omega_g \cdot R \cdot C)^2$$

$$R_2 = \frac{a_1}{2 \cdot \omega_g \cdot C_2}$$

$$C_2 = \frac{a_1}{2 \cdot \omega_g \cdot R_2}$$

$$R_2 = \sqrt{\frac{b_1}{\omega_g^2 \cdot C_g^2}}$$

$$C_2 = \sqrt{\frac{b_1}{\omega_g^2 \cdot R_g^2}}$$

Switched-Capacitor-Filter (SC-Filter)

Grundprinzip:

Durch Ersetzen des Eingangswiderstandes einer Integratorschaltung durch einen geschalteten Kondensator kann eine lineare Abhängigkeit zwischen der Schaltfrequenz f_s und dem simulierten Widerstandswert $R_{\text{Äquiv}}$ erzeugt werden.

$$R_{\text{Äquiv}} = \frac{1}{f_s \cdot C_s} \quad \text{mit} \quad U_2 = -\frac{1}{\tau} \cdot \int U_1 \cdot dt \Rightarrow \tau = R_{\text{Äquiv}} \cdot C \quad \tau = \frac{C}{C_s \cdot f_s} \quad \tau = \frac{\eta}{2 \cdot \pi \cdot f_s}$$

Das Kapazitätsverhältnis $\frac{C}{C_s}$ bzw. $\frac{\eta}{2 \cdot \pi}$ wird vom Hersteller des SC-Filters vorgegeben.

Den Parameter η findet man in den Datenblättern des SC-Filters. Er liegt zwischen 50 und 200.

Invertierender SC-Filter:

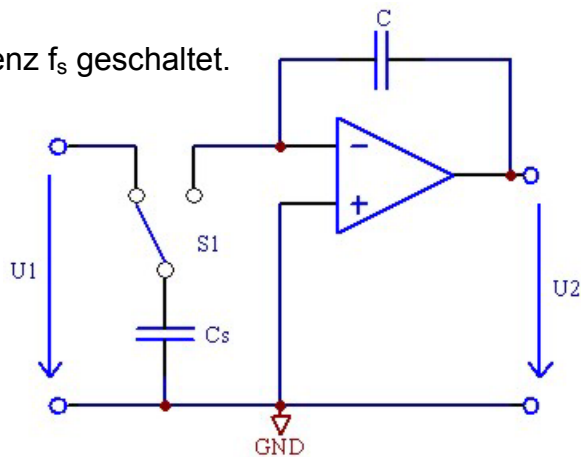
Der Schalter S1 wird mit der Schaltfrequenz f_s geschaltet.

Bei rein sinusförmigen Signalen gilt:

$$F(j\omega) = -\frac{1}{\tau \cdot j\omega}$$

allgemein mit $p = j\omega + \sigma$ und $\sigma = 0$:

$$F(p) = -\frac{1}{\tau \cdot p}$$



Nicht-Invertierender SC-Filter:

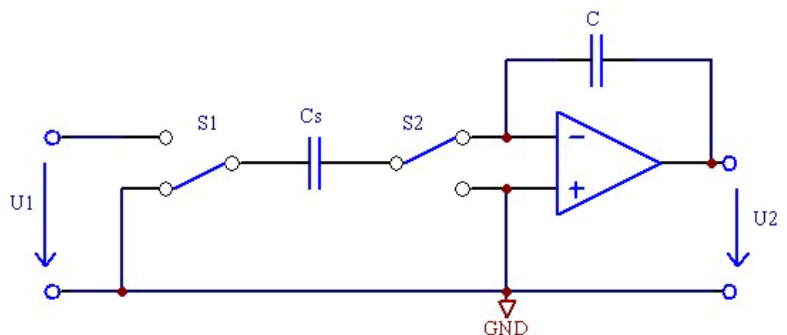
Die beiden Schalter S1 und S2 werden beide gleichzeitig mit der Schaltfrequenz f_s betätigt.

Bei rein sinusförmigen Signalen gilt:

$$F(j\omega) = \frac{1}{\tau \cdot j\omega}$$

allgemein mit $p = j\omega + \sigma$ und $\sigma = 0$:

$$F(p) = \frac{1}{\tau \cdot p}$$



$R_{\text{Äquiv}}$ = simulierter Widerstandswert in Ω

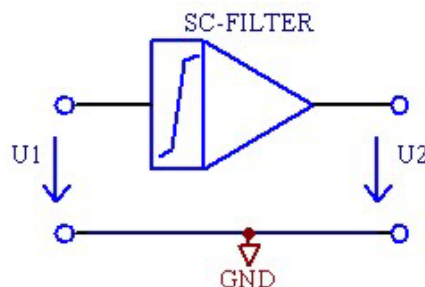
τ = Integrationskonstante

C = Rückkopplungs-Kapazität in F

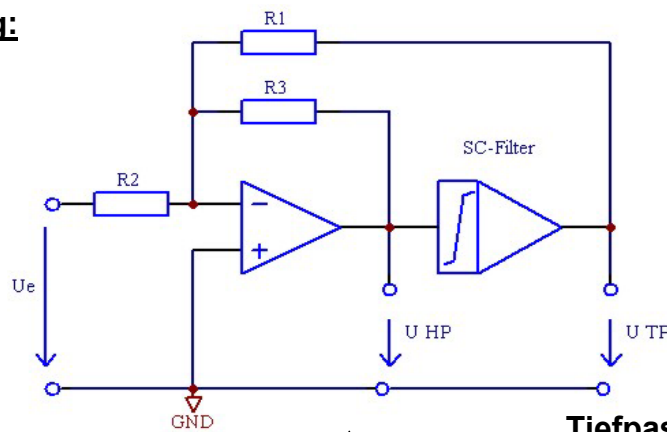
C_s = geschaltete Kapazität in F

f_s = Schaltfrequenz in Hz

$F(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion



SC-Filter 1.Ordnung:



Hochpass

$$U_{HP} = -\frac{R_3}{R_2} \cdot U_e + \left(-\frac{R_3}{R_1}\right) \cdot U_{TP}$$

$$\Rightarrow \underline{F}(j\omega)_{HP} = \frac{U_{HP}}{U_e} = \frac{-\frac{R_3}{R_2}}{1 + \frac{R_3}{\tau \cdot R_1} \cdot \frac{1}{p}}$$

mit $p = P \cdot \omega_g$ folgt:

$$\underline{F}(P)_{HP} = \frac{U_{HP}}{U_e} = \frac{-\frac{R_3}{R_2}}{1 + \frac{R_3}{\tau \cdot R_1 \cdot \omega_g} \cdot \frac{1}{P}}$$

mit $\frac{f_s}{f_g} = \eta$ folgt (gilt nicht zwingend !!):

$$\tau = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f_g} = \frac{1}{\omega_g} \Rightarrow \tau \cdot \omega_g = 1$$

mit $a_1 = 1 = \frac{R_3}{\tau \cdot R_1 \cdot \omega_g} \Rightarrow R_1 = R_3$

$$A_\infty = -\frac{R_3}{R_2} \quad R_2 = \frac{R_3}{|A_\infty|} \quad R_3 = R_2 \cdot |A_\infty|$$

Tiefpass

$$U_{TP} = \frac{1}{\tau \cdot p} \cdot U_{HP}$$

$$\Rightarrow \underline{F}(j\omega)_{TP} = \frac{U_{TP}}{U_e} = \frac{-\frac{R_3}{R_2}}{1 + \frac{R_1}{R_3} \cdot \tau \cdot p}$$

mit $p = P \cdot \omega_g$ folgt:

$$\underline{F}(P)_{TP} = \frac{U_{TP}}{U_e} = \frac{-\frac{R_3}{R_2}}{1 + \frac{R_1 \cdot \tau \cdot \omega_g}{R_3} \cdot P}$$

mit $\frac{f_s}{f_g} = \eta$ folgt (gilt nicht zwingend !!):

$$\tau = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f_g} = \frac{1}{\omega_g} \Rightarrow \tau \cdot \omega_g = 1$$

mit $a_1 = 1 = \frac{R_1 \cdot \tau \cdot \omega_g}{R_3} \Rightarrow R_1 = R_3$

$$A_0 = -\frac{R_1}{R_2} \quad R_2 = \frac{R_1}{|A_0|} \quad R_1 = R_2 \cdot |A_0|$$

- U_e = Eingangsspannung in V
- U_{HP} = Hochpass-Ausgang in V
- R_1, R_2, R_3 = Widerstände in Ω
- $\underline{F}(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktionen
- $F(p)$ = allgemeine Übertragungsfunktion
- a_1 = Allgemeiner Filterkoeffizient **je nach Filtercharakteristik (siehe Seite 6 – 6)**
- τ = Integrationskonstante
- f_s = Schaltfrequenz in Hz
- f_g = Grenzfrequenz in Hz
- ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz
- A_∞ = Grundverstärkung bei $\omega \rightarrow \infty$ Hz

U_{TP} = Tiefpass-Ausgang in V

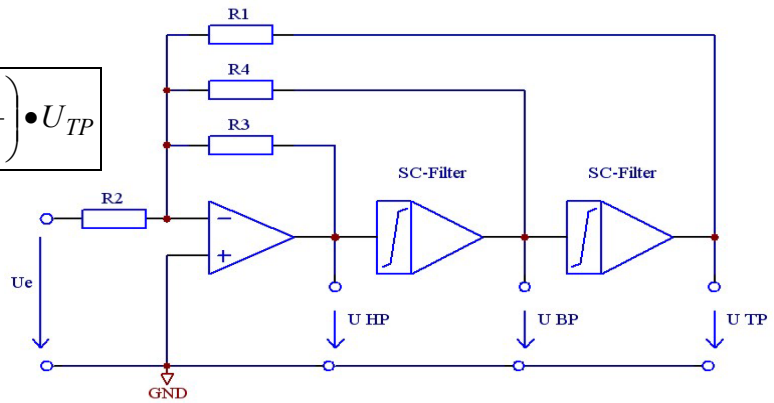
A_0 = Grundverstärkung bei $\omega = 0$ Hz

SC-Filter 2.Ordnung:

$$U_{HP} = -\frac{R_3}{R_2} \cdot U_e + \left(-\frac{R_3}{R_4}\right) \cdot U_{BP} + \left(-\frac{R_3}{R_1}\right) \cdot U_{TP}$$

$$U_{BP} = \frac{1}{\tau \cdot p} \cdot U_{HP}$$

$$U_{TP} = \frac{1}{\tau \cdot p} \cdot U_{BP}$$



$$\underline{F(P)}_{HP} = \frac{U_{HP}}{U_e} = \frac{-\frac{R_3}{R_2}}{1 + \frac{R_3}{R_4 \cdot \tau \cdot \omega_g} \cdot \frac{1}{P} + \frac{R_3}{R_1 \cdot (\tau \cdot \omega_g)^2} \cdot \frac{1}{P^2}}$$

$$\underline{F(P)}_{BP} = \frac{U_{BP}}{U_e} = \frac{-P \cdot \tau \cdot \omega_r \cdot \frac{R_1}{R_2}}{1 + \frac{R_1 \cdot \tau \cdot \omega_r}{R_4} \cdot P + \frac{R_1 \cdot (\tau \cdot \omega_r)^2}{R_3} \cdot P^2}$$

$$\underline{F(P)}_{TP} = \frac{U_{TP}}{U_e} = \frac{-\frac{R_1}{R_2}}{1 + \frac{R_1 \cdot \tau \cdot \omega_g}{R_4} \cdot P + \frac{R_1 \cdot (\tau \cdot \omega_g)^2}{R_3} \cdot P^2}$$

mit $\frac{f_s}{f_g} = \eta$ folgt (gilt nicht immer !!!): $\tau = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot f_g} = \frac{1}{\omega_g} \Rightarrow \tau \cdot \omega_g = 1$

Hochpass:

$$a_1 = \frac{R_3}{R_4 \cdot \tau \cdot \omega_g} \quad b_1 = \frac{R_3}{R_1 \cdot (\tau \cdot \omega_g)^2}$$

$$A_\infty = -\frac{R_3}{R_2} \quad R_2 = \frac{R_3}{|A_\infty|} \quad R_3 = R_2 \cdot |A_\infty|$$

Tiefpass:

$$a_1 = \frac{R_1 \cdot \tau \cdot \omega_g}{R_4} \quad b_1 = \frac{R_1 \cdot (\tau \cdot \omega_g)^2}{R_3}$$

$$A_0 = -\frac{R_1}{R_2} \quad R_2 = \frac{R_1}{|A_0|} \quad R_1 = R_2 \cdot |A_0|$$

Bandpass:

$$R_1 = R_3$$

$$Q = \frac{R_4}{R_1} \quad R_1 = \frac{R_4}{Q} \quad R_4 = R_1 \cdot Q$$

$$\frac{A_r}{Q} = -\frac{R_1}{R_2} \quad R_2 = R_1 \cdot \frac{Q}{|A_r|} \quad R_1 = \frac{R_2 \cdot |A_r|}{Q}$$

U_e = Eingangsspannung in V
 U_{HP} = Hochpass-Ausgang in V
 U_{TP} = Tiefpass-Ausgang in V
 U_{BP} = Bandpass-Ausgang in V

R₁, R₂, R₃, R₄ = Widerstände in Ω
 F(p) = allgemeine Übertragungsfunkt.
 a₁, b₁ = allgemeine Filterkoeffizienten
(je nach Charakteristik (siehe S. 6 – 6))
 A_∞ = Grundverstärkung bei ω → ∞ Hz
 A₀ = Grundverstärkung bei ω = 0 Hz
 A_r = Grundverstärkung bei ω = ω_r
 τ = Integrationskonstante
 f_s = Schaltfrequenz in Hz
 f_g = Grenzfrequenz in Hz
 ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz
 f_r = Resonanzfrequenz in Hz
 Q = Unterdrückungsgüte

Parameter für Sallen-Key-Schaltungen:

Charakteristik	d – Parameter	k – Parameter	Sprungantwort
kritische Dämpfung	2		stark verzögert
Bessel	$\sqrt{3} = 1,732$	1.274	gerade, ohne Überschwinger
Butterworth	$\sqrt{2} = 1.414$	1	leichter Überschwinger
Tschebyscheff mit +1 dB Welligkeit	1.045	0.863	gedämpfte Schwingung
Tschebyscheff mit +2 dB Welligkeit	0.895	0.852	
Tschebyscheff mit +3 dB Welligkeit	0.767	0.861	

d = Dämpfungsfaktor
k = Korrekturfaktor

Tiefpass in Sallen-Key-Schaltung (Mikopplung):

$$F(j\omega) = \frac{3-d}{1 + j \cdot \frac{\omega}{\omega_E} \cdot d - \left(\frac{\omega}{\omega_E}\right)^2}$$

$$\omega_E = \frac{1}{R \cdot C}$$

$$\omega_g = \frac{\omega_E}{k}$$

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

$$f_g = \frac{f_E}{k}$$

$$A_0 = 3-d$$

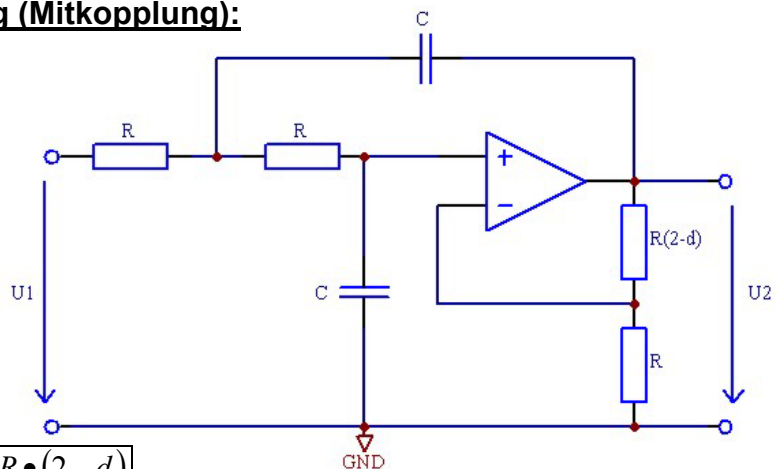
$$d = 3-A_0$$

$$A_0 = 1 + \frac{R \cdot (2-d)}{R}$$

$$\omega_H = \omega_E \cdot \sqrt{1 - \frac{d^2}{2}}$$

$$f_H = f_g \cdot k \cdot \sqrt{1 - \frac{d^2}{2}}$$

$$A_H = \frac{3-d}{d \cdot \sqrt{1 - \frac{d^2}{4}}}$$



$E(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion

ω_E = Entwurfskreisfrequenz in Hz , f_E = Entwurfsfrequenz in Hz

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz , f_g = Grenzfrequenz in Hz

A_0 = Grundverstärkung bei $\omega = 0$ Hz

d = Dämpfungsfaktor (siehe Tabelle Seite 6-22)

k = Korrekturfaktor (siehe Tabelle Seite 6-22)

ω_H = Überhöhungskreisfrequenz in Hz (Höchstes Überschwingen bei dieser Frequenz)

f_H = Überhöhungsfrequenz in Hz

A_H = Verstärkung bei Resonanzüberhöhung

Hochpass in Sallen-Key-Schaltung (Mitkopplung):

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{3-d}{1 + \frac{\omega_E \cdot d}{j\omega} - \left(\frac{\omega_E}{\omega}\right)^2}$$

$$\omega_E = \frac{1}{R \cdot C}$$

$$\omega_g = \omega_E \cdot k$$

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

$$f_g = f_E \cdot k$$

$$A_\infty = 3-d$$

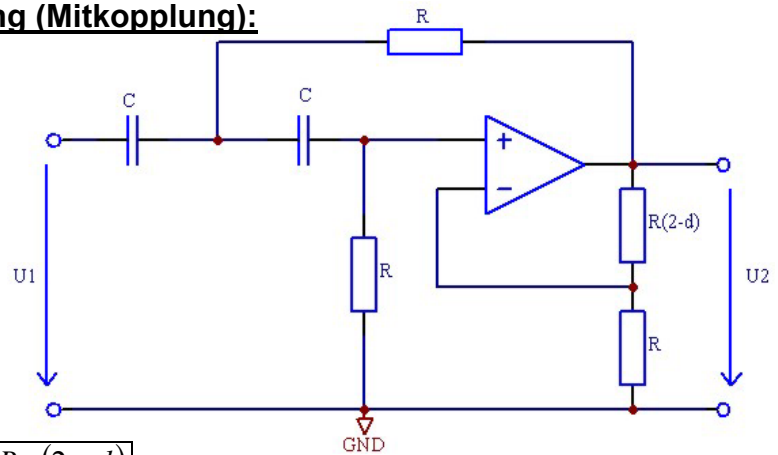
$$d = 3 - A_\infty$$

$$A_\infty = 1 + \frac{R \cdot (2-d)}{R}$$

$$\omega_H = \frac{\omega_E}{\sqrt{1 - \frac{d^2}{2}}}$$

$$f_H = \frac{f_E}{\sqrt{1 - \frac{d^2}{2}}}$$

$$A_H = \frac{3-d}{d \cdot \sqrt{1 - \frac{d^2}{4}}}$$



$\underline{E}(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion

ω_E = Entwurfskreisfrequenz in Hz

f_E = Entwurfsfrequenz in Hz

ω_g = Grenzkreisfrequenz in Hz

f_g = Grenzfrequenz in Hz

A_∞ = Grundverstärkung bei $\omega \rightarrow \infty$ Hz

d = Dämpfungsfaktor (**siehe Tabelle Seite 6-22**)

k = Korrekturfaktor (**siehe Tabelle Seite 6-22**)

ω_H = Überhöhungskreisfrequenz in Hz (Höchstes Überschwingen bei dieser Frequenz)

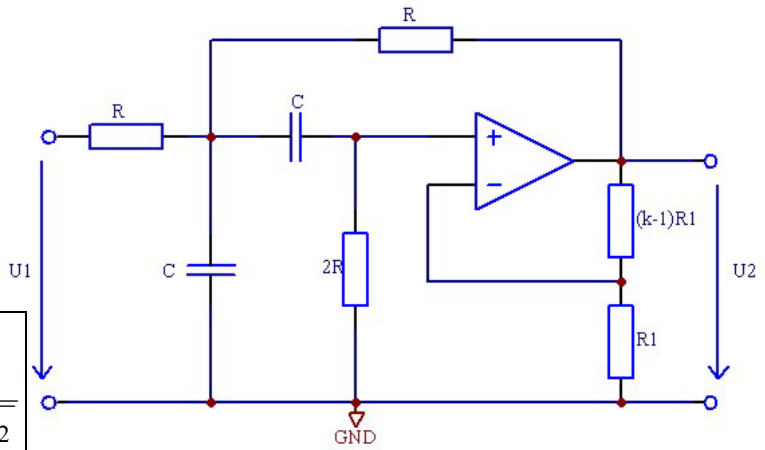
f_H = Überhöhungsfrequenz in Hz

A_H = Verstärkung bei Resonanzüberhöhung

Aktiver Bandpass 2. Ordnung

$$\underline{F}(j\omega) = \frac{k \cdot j \frac{\omega}{\omega_0}}{1 + j \cdot (3-k) \cdot \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

$$|\underline{F}(j\omega)| = \frac{k \cdot \frac{\omega}{\omega_0}}{\sqrt{\left(1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2\right)^2 + \left((3-k) \cdot \frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}}$$



$$\omega_0 = \omega_r = \frac{1}{R \cdot C}$$

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

$$A_0(\omega = \omega_0) = \frac{k}{3-k}$$

$$k = \frac{3 \cdot A_0(\omega = \omega_0)}{1 + A_0(\omega = \omega_0)}$$

$$Q = \frac{f_0}{b}$$

$$Q = \frac{1}{3-k}$$

$$k = 3 - \frac{1}{Q}$$

$$b = f_{go} - f_{gu}$$

$\underline{F}(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion

$|\underline{F}(j\omega)|$ = komplexe Übertragungsfunktion

$\omega_0 = \omega_r$ = Bandmitten bzw. Resonanzkreisfrequenz in Hz

$f_0 = f_r$ = Resonanzfrequenz in Hz

$A_0(\omega = \omega_0)$ = Grundverstärkung bei $\omega = \omega_0$

k = Korrekturfaktor (**siehe Tabelle Seite 6-22**)

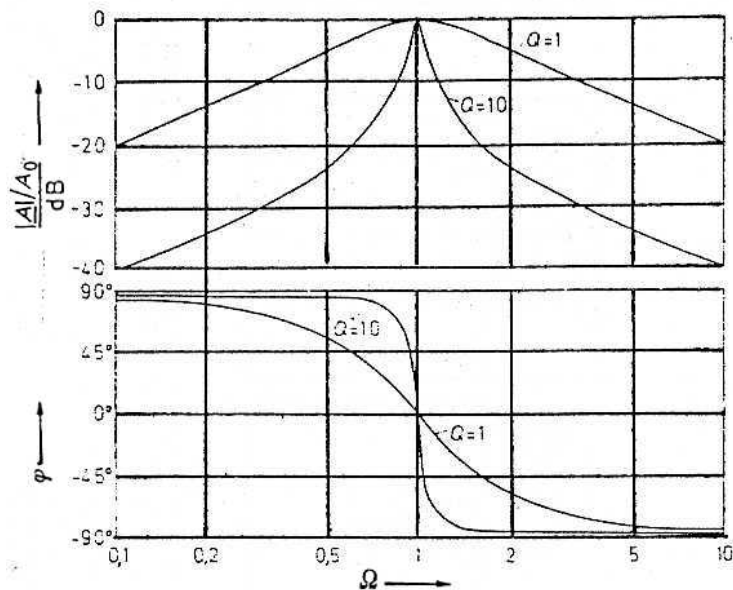
Q = Güte des Filter

b = Bandbreite des Filter

f_{gu} = untere Grenzfrequenz

f_{go} = obere Grenzfrequenz

Diagramm von Amplitudengang (oben) und Phasengang (unten) des Bandpass:



Aktive Doppel-T-Bandsperre 2. Ordnung

$$F(j\omega) = \frac{k \cdot \left(1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2\right)}{1 + j \cdot (4 - 2 \cdot k) \cdot \frac{\omega}{\omega_0} - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}$$

$$|F(j\omega)| = \frac{k \cdot \left(1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2\right)}{\sqrt{\left(1 - \left(\frac{\omega}{\omega_0}\right)^2\right)^2 + \left((4 - 2 \cdot k) \cdot \frac{\omega}{\omega_0}\right)^2}}$$

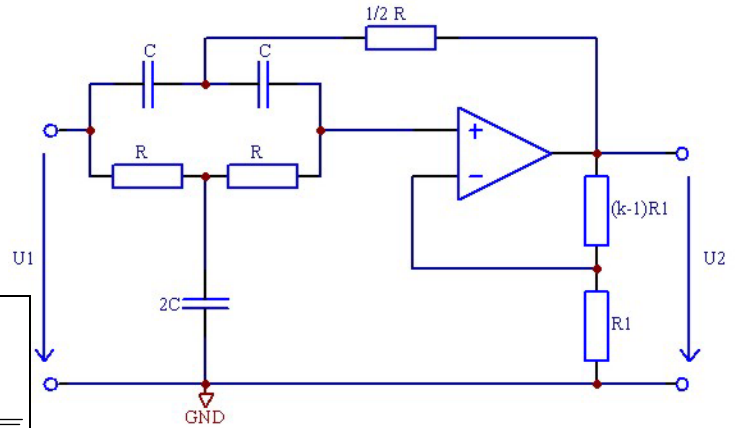
$$\omega_0 = \omega_r = \frac{1}{R \cdot C}$$

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

$$A_0(\omega = \omega_0) = k$$

$$Q = \frac{1}{4 - 2 \cdot k}$$

$$k = 2 - \frac{1}{2 \cdot Q}$$



- $F(j\omega)$ = komplexe Übertragungsfunktion
- $|F(j\omega)|$ = komplexe Übertragungsfunktion
- $\omega_0 = \omega_r$ = Bandmitten bzw. Resonanzkreisfrequenz in Hz
- $f_0 = f_r$ = Resonanzfrequenz in Hz
- $A_0(\omega = \omega_0)$ = Grundverstärkung bei $\omega = \omega_0$
- k = Korrekturfaktor (siehe Tabelle Seite 6-22)
- Q = Güte des Filter

Diagramm von Amplitudengang (oben) und Phasengang (unten) der Bandsperre:

