

Hochschule für Angewandte Wissenschaften Hamburg Hamburg University of Applied Sciences

Grundlagen der Nachrichtentechnik

Pulse-Code-Modulation

Autoren:

Tommy Jahnke J.Sebastian Frisch Nils Parche Professorin: Prof. Dr. LI

8. Dezember 2016

Abbildungsverzeichnis

1																				3
2																				3
3																				3
4																				6
5																				6
6																				7

Tabellenverzeichnis

1	Tiefpassfilter - Grundverstärkung V_0 , Grenzfrequenz f_g	2
2	Hochpassfilter - Grundverstärkung V_{∞} , Grenzfrequenz f_q	6



Inhaltsverzeichnis

1	Vor	bereit	ung	1
	1.1	Grund	lverstärkung und Grenzfrequenzen der Hoch- und Tiefpässe .	1
		1.1.1	Tiefpassfilter	1
		119	Hochnassfilter	Δ



1 Vorbereitung

Es sind an einem Universalfilter verschiedenen Filtertypen 2. Ordnung zu Untersuchen. Über die Widerstandsbeschaltung R_a , R_b , R_c , R_d , R_e und R_f können bestimmte Filtercharakteristiken, wie Butterworth, Tschebyscheff und Bessel nachgebildet werden. Mit der Tabelle [?] in der Aufgabenstellung sollen bei den Hochpassund Tiefpassfilter der drei genannten Filtercharakteristiken die Grenzfrequenz f_g und die Grundverstärkung V_0 bestimmt werden. Bei dem Bandpass ist die Mittenfrequenz f_M und die Bandbreite B zu berechnen. Die Bandsperre wird auf ihre Sperrfrequenz untersucht.

1.1 Grundverstärkung und Grenzfrequenzen der Hoch- und Tiefpässe

1.1.1 Tiefpassfilter

In der Versuchsbeschreibung [?] Kapitel 7: Gleichungen zum Universal-Filter wird die Übertragungsfunktion H_{TP} angegeben mit.

$$H_{TP}(j\omega) = \frac{U_{TP}}{U_e} = \frac{R_b \cdot R_f}{R_a \cdot R_c} \cdot \frac{1}{1 + \frac{R_b \cdot R_f}{R_c \cdot R_e} \cdot (j\omega\tau) + \frac{R_f}{R_d} \cdot (j\omega\tau)^2} \quad mit \ \tau = R \cdot C \ (1)$$

Durch die Wahl von $R_b=R_c=R_f=R_0$ vereinfacht sich die Gleichung zu:

$$H_{TP}(j\omega) = \frac{R_0}{R_a} \cdot \frac{1}{1 + \frac{R_0}{R_a} \cdot (j\omega\tau) + \frac{R_0}{R_d} \cdot (j\omega\tau)^2}$$
 (2)

Aus der Allgemeinen Gleichung eines Tiefpassfilter 2. Ordnung können so die Parameter a_1, b_1 und V_0 zugewiesen werden. V_0 ist die maximale Verstärkung bei $\omega - > 0$.

$$\frac{V_0}{1 + a_1 \cdot j\omega + b_1 \cdot (j\omega)^2} = \frac{R_0}{R_a} \cdot \frac{1}{1 + \frac{R_0}{R_e} \cdot (j\omega\tau) + \frac{R_0}{R_d} \cdot (j\omega\tau)^2}$$
(3)

$$V_0 = \frac{R_0}{R_a} \tag{4}$$

$$a_1 = \frac{R_0}{R_e} \cdot \tau \tag{5}$$

$$b_1 = \frac{R_0}{R_d} \cdot \tau^2 \tag{6}$$



Allgemeine Formel zur Bestimmung der Grenzfrequenzen

Der Amplitudengang lautet:

$$|H_{TP(j\omega)}| = \frac{|V_0|}{\sqrt{(1 - b_1 \cdot \omega^2)^2 + a_1^2 \cdot \omega^2}}$$
 (7)

Mit der Definition $H_{TP(j\omega_g)}=|H_{TP(j\omega)}|_{max}\cdot\frac{1}{\sqrt{2}}$ und $V_0=1$ (Tabelle 1) kann über einen Koeffizientenvergleich die Grenzfrequenz bestimmt werden.

$$2 = (1 - b_1 \cdot \omega^2)^2 + a_1^2 \cdot \omega^2 \tag{8}$$

$$0 = b_1^2 \cdot \omega^4 - (2 \cdot b_1 - a_1^2) \cdot \omega^2 - 1 \qquad substitutert \ \omega^2 = x$$
 (9)

$$0 = x^2 - \frac{2 \cdot b_1 - a_1^2}{b_1^2} \cdot x - \frac{1}{b_1^2} \tag{10}$$

Bestimmen der Möglichen Frequenzen:

$$x_{1,2} = -\frac{p}{2} \pm \sqrt{\frac{p^2}{2} - q} \tag{11}$$

$$w_{g1} = +\sqrt{x1} \tag{12}$$

$$w_{g2} = -\sqrt{x1} \tag{13}$$

$$w_{g3} = +\sqrt{x1} \tag{14}$$

$$w_{g4} = -\sqrt{x2} \tag{15}$$

$TP_{Filter charakteristik}$	Grundverstärkung V_0	Grenzfrequenz f_g
Butterworth	1	1,5726 kHz
Tschebyscheff	1	1,5777 kHz
Bessel	1	$1,585~\mathrm{kHz}$

Tabelle 1: Tiefpassfilter - Grundverstärkung V_0 , Grenzfrequenz f_g



Bodeplot der TP-Filter Butterworth, Tschebyscheff und Bessel.

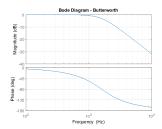


Abbildung 1

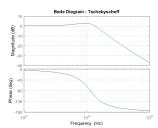


Abbildung 2

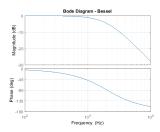


Abbildung 3



1.1.2 Hochpassfilter

In der Versuchsbeschreibung [?] Kapitel 7: Gleichungen zum Universal-Filter wird die Übertragungsfunktion H_{HP} angegeben mit.

$$H_{HP}(j\omega) = \frac{U_{HP}}{U_e} = \frac{R_b \cdot R_d}{R_a \cdot R_c} \cdot \frac{\frac{R_f}{R_d} \cdot (j\omega\tau)^2}{1 + \frac{R_b \cdot R_f}{R_c \cdot R_e} \cdot (j\omega\tau) + \frac{R_f}{R_d} \cdot (j\omega\tau)^2} \quad mit \ \tau = R \cdot C$$
(16)

Durch die Wahl von $R_b=R_c=R_d=R_0$ vereinfacht sich die Gleichung zu:

$$H_{HP}(j\omega) = \frac{R_0}{R_a} \cdot \frac{\frac{R_f}{R_d} \cdot (j\omega\tau)^2}{1 + \frac{R_f \cdot R_0}{R_0 \cdot R_e} \cdot (j\omega\tau) + \frac{R_f}{R_0} \cdot (j\omega\tau)^2}$$
(17)

Aus der Allgemeinen Gleichung eines Hochpassfilter 2. Ordnung können so die Parameter a_1, b_1 und V_0 zugewiesen werden. V_{∞} ist die maximale Verstärkung bei $\omega - > \infty$.

$$V_{\infty} \cdot \frac{\frac{1}{b_1} \cdot (j\omega)^2}{1 + \frac{a_1}{b_1} \cdot j\omega + \frac{1}{b_1} \cdot (j\omega)^2} = \frac{R_0}{R_a} \cdot \frac{\frac{R_f}{R_0} \cdot (j\omega\tau)^2}{1 + \frac{R_f \cdot R_0}{R_0 \cdot R_e} \cdot (j\omega\tau) + \frac{R_0}{R_d} \cdot (j\omega\tau)^2}$$
(18)

$$V_{\infty} = \frac{R_0}{R_0} \tag{19}$$

$$b_1 = \frac{R_0}{R_f} \cdot \frac{1}{\tau^2} \tag{20}$$

$$\frac{a_1}{b_1} = \frac{R_f \cdot R_0}{R_0 \cdot R_e} \cdot \tau \tag{21}$$

$$a_1 = \frac{R_f \cdot R_0}{R_0 \cdot R_e} \cdot \tau \cdot b_1 \tag{22}$$

$$\Rightarrow \frac{R_f \cdot R_0}{R_0 \cdot R_e} \cdot \tau \cdot \frac{R_0}{R_f} \cdot \frac{1}{\tau^2} \tag{23}$$

$$\Rightarrow \frac{R_0}{R_e} \cdot \frac{1}{\tau} \tag{24}$$



Allgemeine Formel zur Bestimmung der Grenzfrequenzen

Der Amplitudengang lautet:

$$|H_{HP(j\omega)}| = \frac{|V_{\infty}| \cdot \left(\frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2}{\sqrt{\left(1 - \left(\frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2\right)^2 + \left(\frac{a_1}{b_1}\right) \cdot \omega^2}}$$
(25)

Mit der Definition $H_{HP(j\omega_g)} = |H_{HP(j\omega)}|_{max} \cdot \frac{1}{\sqrt{2}}$ und $V_{\infty} = 1$ (Tabelle 1) kann die Gleichung nach ω_g aufgelöst werden.

$$\frac{1}{\sqrt{2}} = \frac{|V_{\infty}| \cdot \left(\frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2}{\sqrt{\left(1 - \left(\frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2\right)^2 + \left(\frac{a_1}{b_1}\right) \cdot \omega^2}} \tag{26}$$

$$\sqrt{2} \cdot |V_{\infty}| \cdot \left(\frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2 = \sqrt{\left(1 - \left(\frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2\right)^2 + \left(\frac{a_1}{b_1}\right) \cdot \omega^2} \tag{27}$$

$$2 \cdot |V_{\infty}|^2 \cdot \left(\frac{1}{b_1^2}\right) \cdot \omega^2 = \left(1 - \left(\frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2\right)^2 + \left(\frac{a_1}{b_1}\right) \cdot \omega^2 \tag{28}$$

$$0 = \left(\frac{1}{b_1^2} - 2 \cdot |V_{\infty}|^2 \cdot \frac{1}{b_1^2}\right) \cdot \omega^4 + \left(\frac{a_1^2}{b_1^2} - 2 \cdot \frac{1}{b_1}\right) \cdot \omega^2 + 1 \tag{29}$$

$$0 = x^2 + \frac{a_1^2 - 2 \cdot b_1}{1 - 2 \cdot |V_{\infty}|^2} \cdot x + \frac{b_1^2}{1 - 2 \cdot |V_{\infty}|^2}$$
 (30)

Bestimmen der Möglichen Frequenzen:

$$x_{1,2} = -\frac{p}{2} \pm \sqrt{\frac{p^2}{2} - q} \tag{31}$$

$$w_{g1} = +\sqrt{x1} \tag{32}$$

$$w_{a2} = -\sqrt{x1} \tag{33}$$

$$w_{g3} = +\sqrt{x1} \tag{34}$$

$$w_{g4} = -\sqrt{x2} \tag{35}$$

5

8. Dezember 2016



$HP_{Filter charakteristik}$	Grundverstärkung V_{∞}	Grenzfrequenz f_g
Butterworth	1	1,6107 kHz
Tschebyscheff	1	$1,6055~\mathrm{kHz}$
Bessel	1	$1,582~\mathrm{kHz}$

Tabelle 2: Hochpassfilter - Grundverstärkung $V_{\infty},$ Grenzfrequenz f_g

Bodeplot der HP-Filter Butterworth, Tschebyscheff und Bessel.

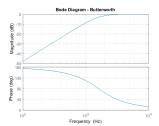


Abbildung 4

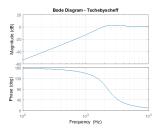


Abbildung 5

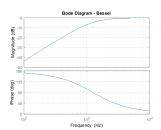


Abbildung 6