IV Praktikum 2022

Table of Contents

Aufgabe 1	2
Vorbereitungsteil:	2
1. Bestimmen Sie Pmax	2
2. Bestimmen Sie S21(jω)	2
3. Bestimmen Sie S21(jω) ² und AdB(ω)	3
4. Zeichnen Sie AdB(ω) qualitativ	4
5. Handelt es sich um ein Hochpass- oder ein Tiefpassfilter? Begründen Sie Ihre Antwort	5
6. Bestimmen Sie C in Abhängigkeit von der Durchlasskreisfrequenz und dem Rippel im	
Durchlassbereich	5
7. Bestimmen Sie den Wert von C für f und A . Runden Sie Ihr Ergebnis auf den nächsten in der E6-	
Bauteilreihe1 verfügbaren Wert	6
Praxisteil	6
Aufgabe 7 Machen Sie ein Kamerabild von Ihrem Aufbau auf dem Breadboard. Und fügen Sie es dem	
Bericht bei.	6
Aufgabe 8/9/11 Beschreiben Sie Ihre Vorgehensweise bei der Einstellung des Oszilloskop:	7
Aufgabe 10/12 Zeichnen Sie die abgelesene Amplitude und die Periodendauer gut sichtbar in Ihrer	
Abbildung ein.	
Berechnen Sie die Frequenz aus der Periodendauer	8
Aufgabe 13 Messen Sie den Betrag von U2 für die in Tabelle 1 aufgelisteten Frequenzen	8
Aufgabe 14 Rechnen Sie die gemessenen Beträge von in Werte der Transmittanz um	9
Aufgabe 15 Rechnen Sie die Werte von S21 in Werte der Betriebsdämpfung um	10
Aufgabe 16 Stellen Sie die Werte von AdB in einem Diagramm über die Frequenz dar	10
Aufgabe 17 Vergleichen Sie die Darstellung mit dem im Vorbereitungsteil skizzierten Verlauf von AdB	
Aufgabe 2	
Vorbereitungsteil:	
1.Entwerfen Sie ein Cauer Tiefpassfilter 3.Ordnung:	
2. Welche Filterkatalognummer und welches Theta haben Sie gewählt, welches r??	
Zeichnen Sie den Schaltplan des gewählten Filters	
4. Nun sei weiterhin gegeben fs. Berechnen Sie die erforderlichen Bauteilwerte des Filters	13
5. Runden Sie die Bauteilwerte auf die nächsten in der E6-Bauteilreihe verfügbaren Werte	
6. Rechnen Sie die normierte Unendlichkeitsstelle und Nullstelle in die zugehörigen Frequenzen	
Praxisteil	
2. Machen Sie ein Kamerabild von Ihrem Aufbau auf dem Breadboard und fügen Sie es dem Bericht bei	
3. Messen Sie den Betrag von U2 für die in Tabelle 2 aufgelisteten Frequenzen f	
4. Messen Sie den Betrag von U2 an der Unendlichkeitsstelle f∞2 und Nullstelle f02	
5. Auswertung: Rechnen Sie die gemessenen Betr¨age von U2 in Werte der Transmit�tanz S21(jω) um	
6. Rechnen Sie die Werte von S21(jω) in Werte der Betriebsd ampfung AdB(ω) um	15
7. Stellen Sie die Werte von AdB(ω) zusammen mit den Werten von AdB(ω) aus Aufgabe 1 in einem	
Diagramm über der Frequenz dar	
8. Vergleichen Sie die beiden Verläufe von AdB(ω) von den zwei Aufgaben	17
9. Vergleichen Sie den Verlauf von AdB(ω) mit dem Dämpfungsverlauf von dem Filterkatalog an der	٦.
Nullstelle f02 und der Unendlichkeitsstelle f∞2	
10. Werden die Anforderungen an den Filterentwurf in der Praxis erfüllt? Bestimmen Sie die tatsächlicher	
Werte von aS und Ω S aus Ihren Messwerten und vergleichen Sie diese mit den Anforderungen	17

11. Bauen Sie das Tiefpassfilter zu einem Hochpassfilter mit gleicher Ordnung und gleichem Typ (Cauer)	
um. Verwenden Sie die selben Bauteile	17
12. Begründen Sie Ihr Vorgehen beim vorherigen Aufgabenteil. Geben Sie die Schaltung und den	
allgemeingultigen Dämpfungsverlauf des Hochpassfilters an	18

Aufgabe 1

Vorbereitungsteil:

$$|E| = \frac{1}{\sqrt{2}} 1V$$
, $R_1 = R_2 = R = 50\Omega$

1. Bestimmen Sie Pmax.

$$P_{max} = \frac{|E|^2}{4R} \qquad |E|^2 = \left(\frac{1V}{\sqrt{2}}\right)^2 \implies |E|^2 = \frac{1}{2}V^2$$

$$P_{max} = \frac{\frac{1V^2}{2}}{4R} = \frac{1V^2}{8R} = \frac{1}{400} \frac{V^2}{\Omega} = 2,5 \text{ mW}$$

2. Bestimmen Sie S21(j ω).

$$S_{21} = k \frac{U_2}{E} = 2 \sqrt{\frac{R_1}{R_2}} \frac{U_2}{U_1} \frac{U_1}{E} \implies S_{21} = 2 \frac{U_2}{E}$$

$$U_2 = I * \left(R_2 + \frac{1}{j\omega C}\right)^{-1}$$

$$\Rightarrow U_2 = \frac{E}{R_{ges}} * \left(R_2 + \frac{1}{j\omega C}\right)^{-1} \rightarrow S_{21} = 2\frac{\left(R_2 + \frac{1}{j\omega C}\right)^{-1}}{R_{ges}}$$

$$R_{ges} = R + C||R$$

$$C||R = \frac{1}{j\omega C + \frac{1}{R}} \quad \Rightarrow \quad R_{ges} = R + \frac{1}{j\omega C + \frac{1}{R}} \quad \rightarrow \quad S_{21} = 2\frac{\left(\frac{1}{R} + j\omega C\right)^{-1}}{R + \frac{R}{j\omega CR + 1}}$$

syms R omega C real
R_ges = R + 1/(1i*omega*C+1/R);
S_21 = 2*((1/R+1i*omega*C)^-1)/(R+R/(1+1i*omega*C*R)) %2*R/R_ges

S_21 =

$$\frac{2}{\left(\frac{1}{R} + C \omega i\right) \left(R + \frac{R}{1 + C R \omega i}\right)}$$

simplify(S_21,"Steps",640)

ans =

$$\frac{2}{2 + C R \omega i}$$

3. Bestimmen Sie $|S21(j\omega)|^2$ und AdB(ω).

simplify(abs(S_21)^2,"Steps",100)

ans =

$$\frac{4 R^{2} |C R \omega - i|^{2}}{|C R \omega - 2 i|^{2} |1 + C R \omega i|^{2} |R|^{2}}$$

$$S_21 = 4/(C^2*R^2*omega^2 + 4) - (2i*C*R*omega)/(C^2*R^2*omega^2 + 4)$$

S_21 =

$$\frac{4}{C^2 R^2 \omega^2 + 4} - \frac{2 C R \omega i}{C^2 R^2 \omega^2 + 4}$$

 $simpS21_abs_quad = (4*C^2*R^2*omega^2)/(C^2*R^2*omega^2 + 4)^2 + 16/(C^2*R^2*omega^2 + 4)^2$

simpS21_abs_quad =

$$\frac{16}{(C^2 R^2 \omega^2 + 4)^2} + \frac{4 C^2 R^2 \omega^2}{(C^2 R^2 \omega^2 + 4)^2}$$

$$A_db = 10*log10((C^2*R^2*omega^2 + 4)^2/(4*C^2*R^2*omega^2+16))$$

 $A_db =$

$$\frac{10 \log \left(\frac{\left(C^2 R^2 \omega^2 + 4\right)^2}{4 C^2 R^2 \omega^2 + 16}\right)}{\log(10)}$$

 $simA_db =$

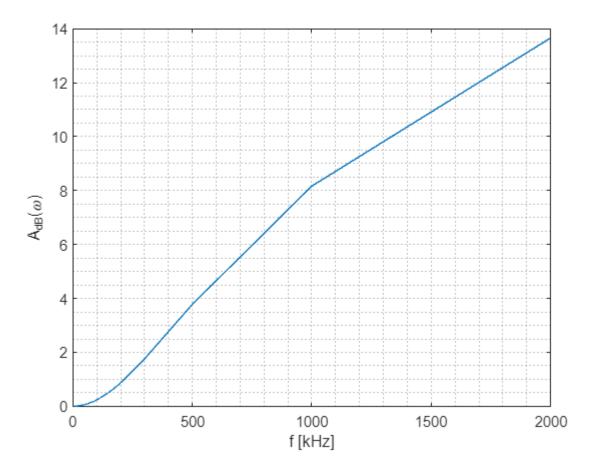
$$\frac{10\log\left(\frac{C^2R^2\omega^2}{4}+1\right)}{\log(10)}$$

4. Zeichnen Sie AdB(ω) qualitativ.

$$A_{dB}(C, R, omega) = \frac{10 \log \left(\frac{C^2 R^2 \omega^2}{4} + 1\right)}{\log(10)}$$

```
f = [10 50 90 100 150 170 180 200 300 500 1000 2000]*1e3; %kHZ

%f = 1000:1000:2000000;
plot(f./10^3,A_dB(15*10^-9,50,2*pi*f)) %C-Wert aus letzte Aufgabe
xlabel ("f [kHz]")
ylabel("A_{dB}(\omega)")
grid("minor")
```



5. Handelt es sich um ein Hochpass- oder ein Tiefpassfilter? Begründen Sie Ihre Antwort. Tiefpass, da tiefe Frequ. eine geringe Dämpfung haben und hohe Freq. eine hohe Dämpfung.

6. Bestimmen Sie C in Abhängigkeit von der Durchlasskreisfrequenz ω_g und dem Rippel im Durchlassbereich A_D .

Nutzen Sie dazu den Ansatz $A_{dB}(\omega_g) = A_D$.

ans =
$$\frac{2 \sqrt{10^{A_D/10} - 1}}{R \,\omega}$$

7. Bestimmen Sie den Wert von C für f $(f_g=100kHz)$ und A $(A_D=0.28dB)$. Runden Sie Ihr Ergebnis auf den nächsten in der E6-Bauteilreihe1 verfügbaren Wert.

ans = 16.4288

E-Normreihen

Gewünschter Wert: 16.42			
Normreihe	Näherungswert	Abweichung	
E6	15.00	-8.70%	

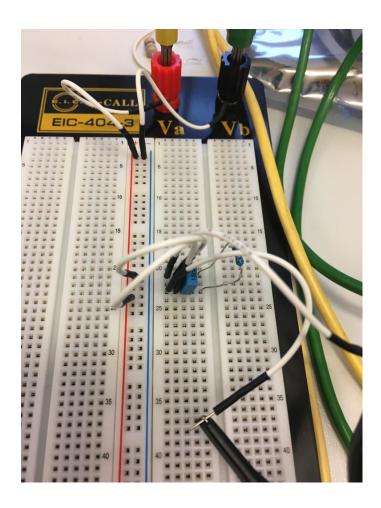
C_value = 15 %nF

C_value = 15

Praxisteil

Aufgabe 7 Machen Sie ein Kamerabild von Ihrem Aufbau auf dem Breadboard. Und fügen Sie es dem Bericht bei.

Aufbau Bild:



Aufgabe 8/9/11 Beschreiben Sie Ihre Vorgehensweise bei der Einstellung des Oszilloskop: Vorgehensweiße:

Zuerst muessen die Vorgegeben Werte auf dem Generator einigestellt werden. 100kHz und 1VPP:

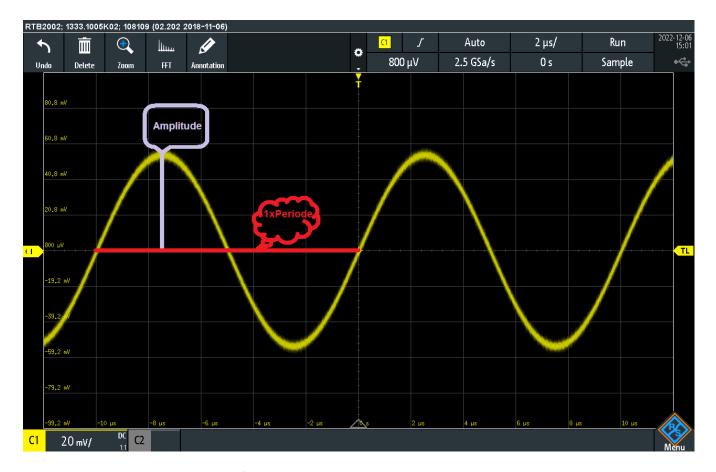
Beim Anschalten des Ozsi. wird das Signal mit dem Auto-Detect Knopf detektiert. Fuer die Ablesung der Amplitude muss noch vertikal rein gezoomt werden.

Die Amplitude hatte ein Wert von 58.8 mW und eine Periodendauer von $10 \,\mu s$ (siehe Screenshot).

Periodendauer $10\mu s$

Amplitude: 58.8mW

Aufgabe 10/12 Zeichnen Sie die abgelesene Amplitude und die Periodendauer gut sichtbar in Ihrer Abbildung ein.



Berechnen Sie die Frequenzfaus der Periodendauer

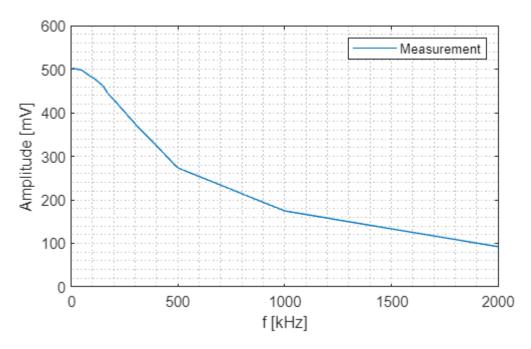
$$f = \frac{1}{T} \operatorname{mit} \ T = 10 \mu s$$

```
fg = 1/(10^-5)/1000 %kHz
```

fg = 100.0000

Aufgabe 13 Messen Sie den Betrag von U2 für die in Tabelle 1 aufgelisteten Frequenzenf.

```
clf
f = [10 50 90 100 150 170 180 200 300 500 1000 2000]; %kHZ --Tabelle
Periodendauer = f.^-1*1000; %Mikrosekundend
Amp = [502 498 484 482 462 445.9 440.02 430.22 374.36 273.42 174.44 92.12]; %mW
plot(f,Amp)
xlabel("f [kHz]")
ylabel("Amplitude [mV]")
grid("minor")
legend("Measurement")
```



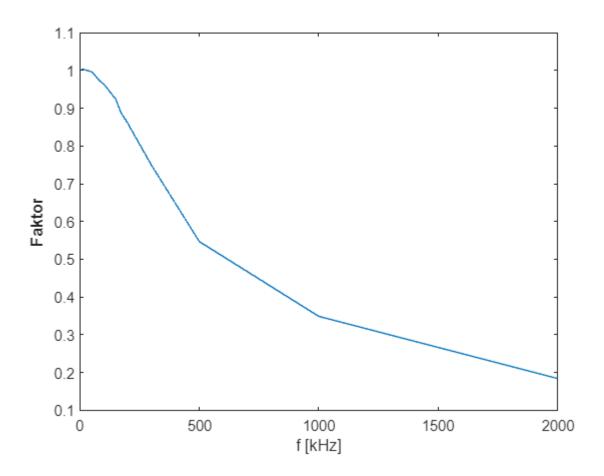
Mit steigender Frequenz sinkt die Amplitdue. (Tiefpass verhalten)

Aufgabe 14 Rechnen Sie die gemessenen Beträge von U_2 in Werte der Transmittanz $|S_{21}(j\omega)|$ um.

```
S21_value = 2*Amp./1e3

S21_value = 1×12
    1.0040    0.9960    0.9680    0.9640    0.9240    0.8918    0.8800    0.8604 · · ·

clf
plot(f,S21_value)
xlabel("f [kHz]")
ylabel("\bf{Faktor}")
```



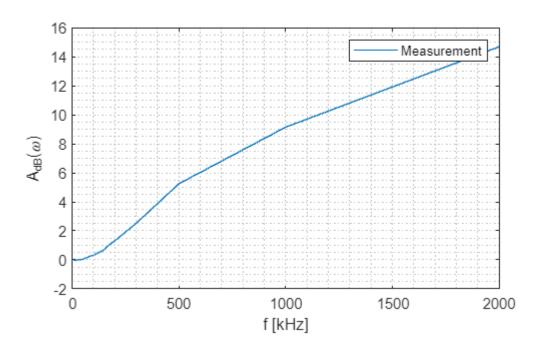
Aufgabe 15 Rechnen Sie die Werte von $|\mathbf{S21}|$ in Werte der Betriebsdämpfung $A_{dB}(\omega)$ um.

```
clf
A_dB_value = double(10*log10(abs(S21_value).^-2))

A_dB_value = 1×12
    -0.0347    0.0348    0.2825    0.3185    0.6866    0.9947    1.1100    1.3056 ...
```

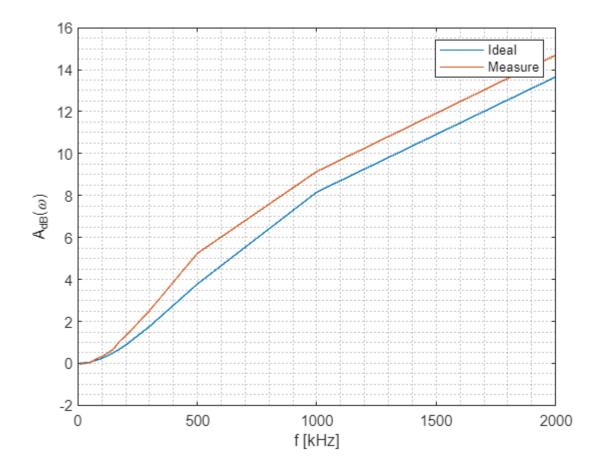
Aufgabe 16 Stellen Sie die Werte von AdB $A_{dB}(\omega)$ in einem Diagramm über die Frequenz dar.

```
plot(f,A_dB_value)
grid("minor")
xlabel("f [kHz]")
ylabel("A_{dB}(\omega)")
legend("Measurement")
```



Aufgabe 17 Vergleichen Sie die Darstellung mit dem im Vorbereitungsteil skizzierten Verlauf von AdB. $A_{dB}(\omega)$.

```
clf
plot(f,A_dB(15*10^-9,50,2*pi*f*10^3)) %C-Wert aus letzte Aufgabe
xlabel ("f [kHz]")
ylabel("A_{dB}(\omega)")
grid("minor")
hold on
plot(f,A_dB_value)
legend("Ideal", "Measure")
hold off
```

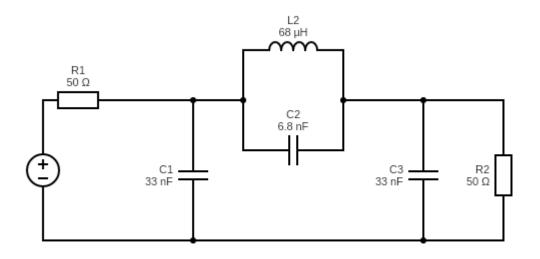


Die Abweichungen lassen sich unter anderem durch Messrauschen und nicht Idealen Komponenten (Abweichungsnormen) erklären.

Aufgabe 2

Vorbereitungsteil:

- 1.Entwerfen Sie ein Cauer Tiefpassfilter 3.Ordnung: $\Omega_S \le 2$ $a_S \ge 28dB$ $R_1 = R_2 = 50\Omega$ $\Omega_S \le 2$, n=3 --> C0325 (siehe Filtertabelle)
- 2. Welche Filterkatalognummer und welches Theta Θ haben Sie gewählt, welches r? r_1, r_2 ? $\Theta=30^\circ\ r_1=r_2=1$
- 3. Zeichnen Sie den Schaltplan des gewählten Filters.



4. Nun sei weiterhin gegeben fs. $f_S=200kHz$ Berechnen Sie die erforderlichen Bauteilwerte des Filters.

$$\Omega_s = \frac{f_s}{f_g} \longrightarrow f_g = \frac{f_s}{\Omega_s}$$

 $f_g = 200/2 \text{ %kHz}$

 $f_g = 100$

 $f_g = 100kHz$

 $L_2 = 0.0766$

C_n = 1×3 38.2930 6.4180 38.2930

5. Runden Sie die Bauteilwerte auf die nächsten in der E6-Bauteilreihe verfügbaren Werte.

E6 Bauteil: $L_2 = 0.068mH$

E6 Bauteil: $C_1 = 33nF$ $C_2 = 6.8nF$ $C_3 = 33nF$

6. Rechnen Sie die normierte Unendlichkeitsstelle $\Omega_{\infty 2}$ und Nullstelle Ω_{02} in die zugehörigen Frequenzen $f_{\infty 2}$ f_{02}

 $\Omega_{\infty 2} = 2.270068086$ $\Omega_{02} = 0.8810308431$

$$\Omega_{\infty 2} = \frac{f_{\infty 2}}{f_g}$$
 \Rightarrow $f_{\infty 2} = \Omega_{\infty 2} \cdot f_g = 227.0068kHz$

$$\Omega_{02} = \frac{f_{02}}{f_g}$$
 \Rightarrow $f_{02} = \Omega_{02} \cdot f_g = 88.1030 kHz$

```
Omega_inf2 = 2.270068086*f_g %kHz
```

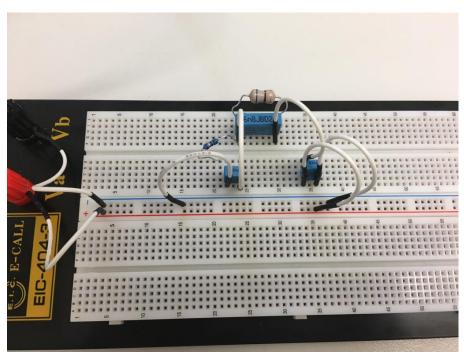
 $Omega_inf2 = 227.0068$

Omgea_02 = 0.88103008431*f_g %kHz

Omgea_02 = 88.1030

Praxisteil

2. Machen Sie ein Kamerabild von Ihrem Aufbau auf dem Breadboard und fügen Sie es dem Bericht bei.

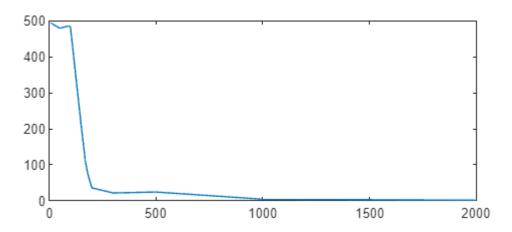


3. Messen Sie den Betrag von U2 für die in Tabelle 2 aufgelisteten Frequenzen f.

```
f expand
                = [10
                         50 Omgea_02 90 100 150
                                                    170
                                                           180
                                                                 200 Omega_inf2
                                                                                   300
                                                                                          500
cauer_Amp_expand = [494 480 U2f_02 486 484 211.19 110.25 77.8 35.966
                                                                      U2f_inf 21.658 24.206 4
                         50 90 100 150
                                           170
                                                  180 200
                                                                300
                                                                       500
                                                                              1000 2000]; %kHZ
f
                = [10
cauer_Amp
                = [494 480 486 484 211.19 110.25 77.8 35.966 21.658 24.206 4.263 1.323] %mV
```

```
cauer_Amp = 1×12
494.0000 480.0000 486.0000 484.0000 211.1900 110.2500 77.8000 35.9660 ...
```

clf
plot(f,cauer_Amp)



4. Messen Sie den Betrag von U2 an der Unendlichkeitsstelle f∞2 und Nullstelle f02.

```
U2f_inf = 10.29/2

U2f_inf = 5.1450

U2f_02 = 968/2

U2f_02 = 484
```

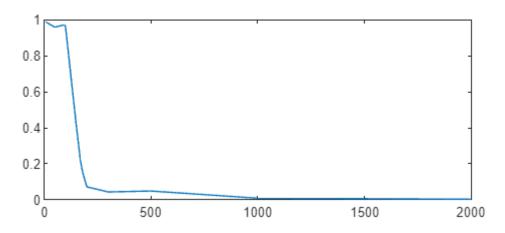
5. Auswertung: Rechnen Sie die gemessenen Betr age von U2 in Werte der Transmit (tanz |S21(jω)| um.

```
cauer_S21 = 2*cauer_Amp/1e3

cauer_S21 = 1×12
    0.9880    0.9600    0.9720    0.9680    0.4224    0.2205    0.1556    0.0719 · · ·

cauer_S21expand = 2*cauer_Amp_expand/1e3;

plot(f,cauer_S21)
```

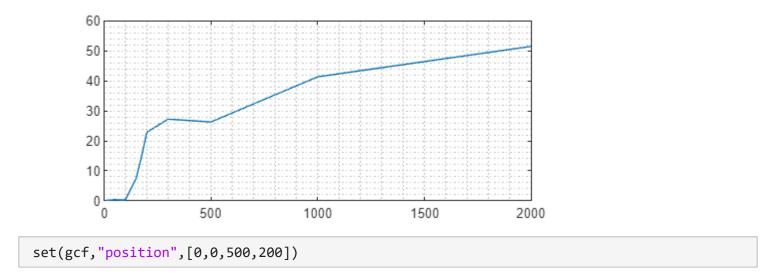


6. Rechnen Sie die Werte von $|S21(j\omega)|$ in Werte der Betriebsd ampfung AdB(ω) um.

```
cauerA_dB = 10*log10(cauer_S21.^-2);
cauerA_dBexpand = 10*log10(cauer_S21expand.^-2)

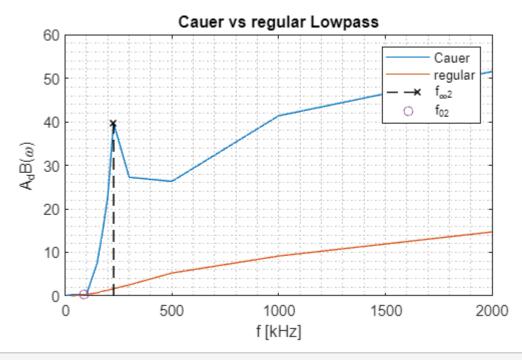
cauerA_dBexpand = 1×14
    0.1049    0.3546    0.2825    0.2467    0.2825    7.4859    13.1318    16.1598 ...
```

```
plot(f,cauerA_dB)
grid minor
```



7. Stellen Sie die Werte von $AdB(\omega)$ zusammen mit den Werten von $AdB(\omega)$ aus Aufgabe 1 in einem Diagramm über der Frequenz dar.

```
clf
plot(f_expand,cauerA_dBexpand)
grid minor
xlabel("f [kHz]")
ylabel("A_dB(\omega)")
hold on
plot(f,A_dB_value)
stem(Omega_inf2,10*log10((2*U2f_inf*10^-3)^-2),"blackX",LineWidth=1,LineStyle="--")
plot(Omgea_02, 10*log10((2*U2f_02*10^-3)^-2),"0")
ylim([0,60])
hold off
legend("Cauer","regular","f_{\infty2}", "f_{02}")
title("Cauer vs regular Lowpass")
```



set(gcf,"position",[0,0,500,300])

8. Vergleichen Sie die beiden Verläufe von $AdB(\omega)$ von den zwei Aufgaben

Der reguläre Tiefpass ist scheiße.....Der Cauer-Tiefpass reagiert viel schneller und sperrt somit schnell die gewünschte Frequ. im vergleich zum regulären Tiefpass.

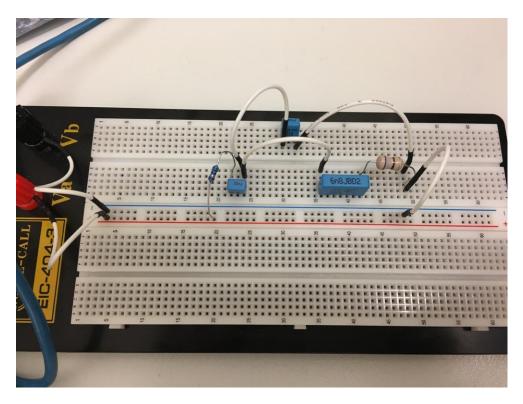
9. Vergleichen Sie den Verlauf von AdB(ω) mit dem Dämpfungsverlauf von dem Filterkatalog an der Nullstelle f02 und der Unendlichkeitsstelle f∞2.

Rasanter Abstieg....

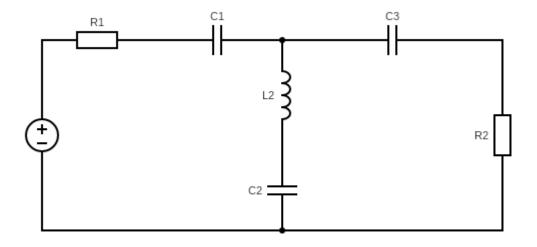
10. Werden die Anforderungen an den Filterentwurf in der Praxis erfüllt? Bestimmen Sie die tatsächlichen Werte von aS und Ω S aus Ihren Messwerten und vergleichen Sie diese mit den Anforderungen.

50dB

11. Bauen Sie das Tiefpassfilter zu einem Hochpassfilter mit gleicher Ordnung und gleichem Typ (Cauer) um. Verwenden Sie die selben Bauteile.



12. Begründen Sie Ihr Vorgehen beim vorherigen Aufgabenteil. Geben Sie die Schaltung und den allgemeingultigen Dämpfungsverlauf des Hochpassfilters an.



plot(f(2:end),A_dB_value(2:end).^-1)

