Karlsruher Institut für Technologie Institut für Biomedizinische Technik		
Prof. Dr. rer. nat. O. Dössel	M. Sc. M. Kircher	
	Dipl. Ing. J. Schmid	
Kaiserstr. 12 / Geb. 30.33	Kaiserstr. 12 / Geb. 30.33	
Tel.: 0721 / 608-42650	Tel.: 0721 / 608-2751	

Lineare Elektrische Netze

Spice-Aufgabe WS 15/16

Vorname:	Niklas
Nachname:	Fauth
Matrikelnummer:	1932872
RZ-Account:	UTEDE
Punkte:	

Angaben zur Bearbeitung der Aufgaben:

Die Aufgaben müssen selbstständig und ohne fremde Hilfe bearbeitet werden.

Der Lösungsweg muss vollständig angegeben und nachvollziehbar sein! Dokumentieren Sie Ihre Überlegungen, geben Sie erläuternde Kommentare!

Die maximale Punktzahl dieser Aufgabe entspricht 3% der Gesamtpunktzahl der Endnote im Fach Lineare Elektrische Netze.

Eidesstattliche Erklärung

Hiermit erkläre ich an Eides statt, dass ich die vorliegende Arbeit selbstständig und ohne unzulässige fremde Hilfsmittel angefertigt habe. Wörtlich oder inhaltlich übernommene Stellen sind als solche kenntlich gemacht und die verwendeten Literaturquellen im Literaturverzeichnis vollständig angegeben. Die "Regeln zur Sicherung guter wissenschaftlicher Praxis im Karlsruher Institut für Technologie (KIT)" in ihrer gültigen Form wurden beachtet.

Karlsruhe, den _	
,	Datum und Unterschrift

Inhaltsverzeichnis

1	Aufg	gabe
	1.1	Aufgabenteil a
	1.2	Aufgabenteil b
	1.3	Aufgabenteil c
	1.4	Aufgabenteil d
	1.5	Aufgabenteil e
2	Aufg	gabe
	2.1	Aufgabenteil a
	2.2	Aufgabenteil b
	2.3	Aufgabenteil c
	2.4	Aufgabenteil d

Diese Dokumentation sowie dazugehörige Grafiken und Quellcode kann unter https://github.com/NiklasFauth/Private_Projects/tree/master/SPICE abgerufen werden.

1 Aufgabe

1.1 Aufgabenteil a

Die Dargestellte Schaltung nennt man einen nichtinvertierenden Verstärker.

1.2 Aufgabenteil b

Da der Operationsverstärker im linearen Bereich betrieben wird, kann angenommen werden, dass die Spannungsdifferenz zwischen den Eingängen 0V beträgt. Da kein Strom in die Eingänge des Operationsverstärker fließ, können R1 und R2 als unbelasteter Spannungsteiler betrachtet werden. Damit ergibt sich:

$$U_{a1} = U_a * \frac{R_2}{R_1 + R_2} \tag{1}$$

$$U_a = U_{a1} * \frac{R_1 + R_2}{R_2} \tag{2}$$

Der Verstärkungsfaktor beträgt demnach

$$\frac{U_a}{U_{a1}} = \frac{R_1 + R_2}{R_2} = 10\tag{3}$$

In Dezibel:

$$\frac{U_a}{U_{a1}} = 20 * log(\frac{U_a}{U_{a1}})dB = 20dB$$
 (4)

1.3 Aufgabenteil c

Für $\omega = 0$ ist die Impedanz der Kondensatoren unendlich hoch. Sie können damit in der Schaltung vernachlässigt werden, Schaltungsteil A reduziert sich auf eine Reihenschaltung von RN_1 und RN_2 .

1.4 Aufgabenteil d

Nun sollte die Schaltung mittels LTSpice simuliert werden. Dazu wurden verschiedene Widerstandswerte (RN = 51k, 68k, 85k) sowie verschiedene Frequenzen (1Hz - 1000Hz) gewählt.

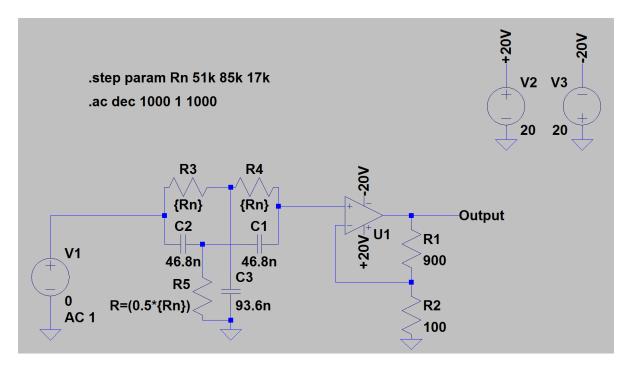


Abbildung 1: Spice-Schaltung

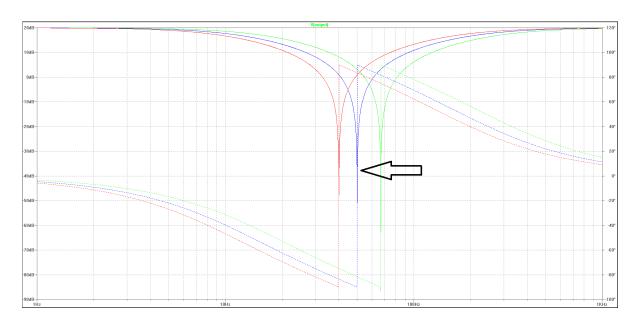


Abbildung 2: Bodediagramm

1.5 Aufgabenteil e

Nun sollte der Widerstandswert gewählt werden, der die Störung durch die Netzfrequenz am Besten unterdrück. Hierzu eignet sich ${\rm RN}=68{\rm k}$ sehr gut.

2 Aufgabe

2.1 Aufgabenteil a

Die Impedanz der Schaltung ergibt sich aus der Reihenschaltung von R und L welche wiederum parallel zum Kondensators C geschaltet sind. Zusätzlich muss die Reihenschaltung mit R_{last} beachtet werden.

$$Z_{ges} = R_{Last} + \frac{(R + j\omega L)\frac{1}{j\omega C}}{R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C}}$$
(5)

Mit Wolfram |Alpha kann nun der Real- und Imaginärteil bestimmt werden. (
r $=R_{last})$

Input:

ComplexExpand
$$\left[\text{Re} \left(\frac{(R + i \omega L) \times \frac{1}{i \omega C}}{R + i \omega L + \frac{1}{i \omega C}} + r \right) \right]$$

Re(z) is the real part of zi is the imaginary unit

Result:

$$\frac{R}{C^2 \, \omega^2 \left(\left(L \, \omega - \frac{1}{C \, \omega} \right)^2 + R^2 \right)} + r$$

Abbildung 3: Realteil

Input:

ComplexExpand
$$\left[\operatorname{Im}\left(\frac{(R+i\omega L)\times\frac{1}{i\omega C}}{R+i\omega L+\frac{1}{i\omega C}}+r\right)\right]$$

 ${
m Im}(z)$ is the imaginary part of zi is the imaginary unit

Result

$$\frac{L}{C^2 \ \omega \left(\left(L \ \omega - \frac{1}{C \ \omega}\right)^2 + R^2\right)} - \frac{L^2 \ \omega}{C \left(\left(L \ \omega - \frac{1}{C \ \omega}\right)^2 + R^2\right)} - \frac{R^2}{C \ \omega \left(\left(L \ \omega - \frac{1}{C \ \omega}\right)^2 + R^2\right)}$$

Abbildung 4: Imaginärteil

2.2 Aufgabenteil b

Nun sollen die Frequenzen bestimmt werden, bei denen die Eingangsspannung Ue und der Strom I_{last} in Phase sind. Da hier die Impedanz vollständig reel ist, können die Nullstellen der Imaginärteils gesucht werden.

Input:

ComplexExpand
$$\left[Im \left(\frac{(40 + i \omega \times 0.2) \times \frac{1}{i \omega \times 0.00002}}{40 + i \omega \times 0.2 + \frac{1}{i \omega \times 0.00002}} + 20 \right) \right] = 0$$

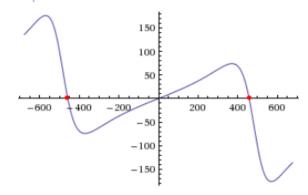
 $\operatorname{Im}(z)$ is the imaginary part of z

i is the imaginary unit

Result:

$$\frac{4.2 \times 10^8}{\omega \left((0. + 0.2 \,\omega - \frac{50000}{\omega})^2 + 1600. \right)} - \frac{2000. \,\omega}{\left(0. + 0.2 \,\omega - \frac{50000}{\omega} \right)^2 + 1600.} = 0$$

Root plot:



Solutions:

$$\omega = -458.258$$

$$\omega = 0$$

$$\omega = 458.258$$

Abbildung 5: Lösung mit Wolfram Alpha

Natürlich kann die Frequenz nicht negativ sein. Die praktisch relevanten Frequenzen betragen demnach f=72,934Hz und f=0Hz.

2.3 Aufgabenteil c

Es ergibt sich für f = +/- 72,934Hz Z = 270 Ohm

$$Z_{73Hz} = R_{Last} + \frac{(R + 458, 258 * jL) \frac{1}{458, 258 * jC}}{R + 458, 258 * jL + \frac{1}{458, 258 * jC}} = 270$$
 (6)

Es ergibt sich für $\omega = 0$ (0 Hz) Z = 60 Ohm

$$Z_{0Hz} = R_{Last} + R = 60 (7)$$

Für $\omega = 100 * \pi (50 \text{ Hz})$ ergibt sich:

$$Z_{50Hz} = R_{Last} + \frac{(R + 100 * j\pi L) \frac{1}{100*j\pi C}}{R + 100 * j\pi L + \frac{1}{100*j\pi C}} = 113,142 + 65,1383j$$
 (8)

2.4 Aufgabenteil d

Nun sollte auch diese Schaltung in LTSpice simuliert werden.

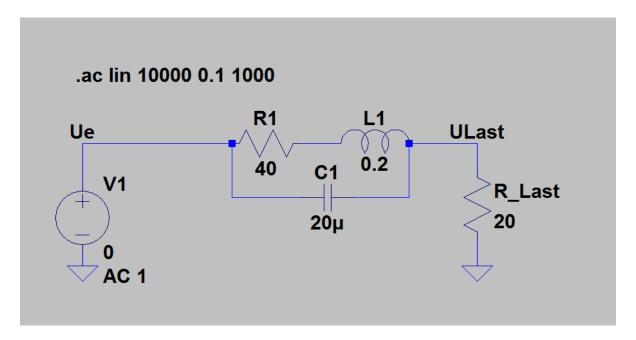


Abbildung 6: Schaltung 2

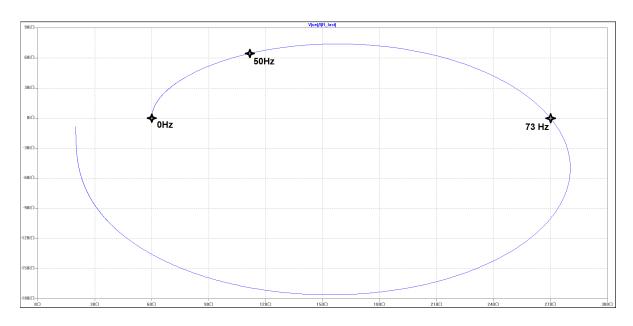


Abbildung 7: Ortskurve der Impedanz

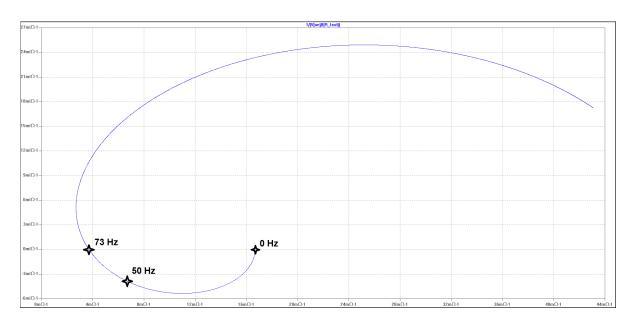


Abbildung 8: Ortskurve der Admittanz