# Netzwerke und Schaltungen II, D-ITET Übung 4

## Übertragungsfunktion, Schwingkreis & Bodeplot

### Aufgabe 1 Übertragungsfunktion und Bode Diagramm



Abbildung 1: (a) Spannungsteiler, (b) RC-Tiefpassfilter, und (c) RC-Hochpassfilter.

Gegeben sind die in Abbildung 1 gezeigten Schaltungen mit einer sinusförmigen Quellenspannung  $\underline{\hat{u}}_1$  und den Bauteilwerten  $R_1 = R_2 = 10 \text{ k}\Omega$ ,  $C_1 = 1 \text{ nF}$  und  $C_2 = 10 \text{ nF}$ . Der Lastwiderstande  $R_L$  in Abbildung 1(b) und 1(c) wird erst in Aufgabenteil 1.3) berücksichtigt.

- 1.1) Bestimmen Sie für jede der in Abbildung 1 gezeigten Schaltungen die Übertragungsfunktion  $\underline{G}_{u1u2}(j\omega) = \frac{\hat{u}_2(j\omega)}{\hat{\underline{u}}_1(j\omega)}$  und konstruieren Sie die zugehörigen Bode Diagramme (Amplitudengang und Phasengang) im Bereich  $\omega \in [10^1 \dots 10^7] \text{s}^{-1}$  mit Hilfe der Asymptotennäherung. Verwenden Sie die dazu angehängten Diagramme in Abbildungen 7 - 9. Geben Sie in beiden Fällen die 3 dB-Grenzfrequenz an.
- 1.2) Wie können die in Abbildung 1(b) und 1(c) gezeigten Tiefpass- und Hochpassfilter mit Induktivitäten anstelle der Kondensatoren  $C_1$  und  $C_2$  realisiert werden? Wie ist jeweils der Induktivitätswert zu wählen, damit sich bei gleichbleibendem Widerstandswert die 3 dB-Grenzfrequenz nicht verändert?
- 1.3) An den Ausgangsklemmen der Filterschaltungen wird nun jeweils ein Lastwiderstand  $R_L = 5 \,\mathrm{k}\Omega$  angeschlossen. Zeichnen Sie für die Fälle in Abbildung 1(b) und 1(c) das durch die Belastung veränderte Bode Diagramm.

#### Version: 17. Februar 2020

## Aufgabe 2 Übertragungsfunktion eines Bandpassfilters



Abbildung 2: (a) Bandpassfilter aufgebaut als Serienschaltung aus einem RC-Hochpassfilter und einem RC-Tiefpassfilter. (b) Äquivalentes Ersatzschaltbild des Hochpassfilters mit einer Spannungsquelle  $\hat{u}_q$  mit Innenimpedanz  $Z_i$ .

Gegeben ist die in Abbildung 2(a) gezeigte Schaltung mit der sinusförmigen Quellenspannung  $\underline{\hat{u}}_1$  und den Bauteilwerten  $R_1 = R_2 = 10 \text{ k}\Omega$ ,  $C_1 = 1 \text{ nF}$  und  $C_2 = 10 \text{ nF}$ .

- 2.1) Bestimmen Sie die Übertragungsfunktion <u>G</u><sub>u1u3</sub>(jω) = <u>û<sub>3</sub>(jω)</u> der in Abbildung 2(a) gezeigten Schaltung.
  Hinweis: Eine übersichtliche Lösung ergibt sich, wenn das Hochpassfilter, wie in Abbildung 2(b) gezeigt, zuerst durch eine Ersatzspannungsquelle mit Innenimpedanz <u>Z</u><sub>i</sub> ersetzt wird.
- 2.2) Unter welcher Voraussetzung kann die Übertragungsfunktion  $\underline{G}_{u1u3}(j\omega)$  der Gesamtschaltung durch das Produkt der Einzelübertragungsfunktionen der in Serie geschalteten Hochpass- und Tiefpassfilter angenähert werden? *Hinweis: Vergleichen Sie Ihr Ergebnis aus Aufgabenteil 2.1) mit den Resultaten der Aufgabe 1.*
- 2.3) Prüfen Sie die Gültigkeit der Näherung aus Aufgabenteil 2.2) und konstruieren Sie unter Verwendung dieser Näherung das Bode Diagramm des Bandpassfilters.

#### Aufgabe 3 Parallelschwingkreis, Dämpfung



Abbildung 3: Parallelschwingkreis mit Spulenverlusten

Gegeben ist der Parallelschwingkreis nach Abbildung 3 mit den Zahlenwerten L = 0.1 mH,  $R_L = 0.1 \Omega$  und  $C = 100 \,\mu\text{F}$ , wobei der Ersatzwiderstand  $R_L$  die internen Verluste einer realen Induktivität L nachbildet.

3.1) Bestimmen Sie die Resonanzfrequen<br/>z $f_p$ und den Resonanzstrom ${\cal I}_p$  des Parallelschwingkreises.

Hinweis: Beachten Sie, dass bei Resonanz der Eingangsblindstrom der Schaltung verschwindet, d.h. der Eingangsblindleitwert ist B = 0. Leiten Sie damit einen allgemeinen Ausdruck der gesuchten Grössen  $f_p$  und  $I_p$  in Abhängigkeit von L, C und  $R_L$  her und setzen Sie schliesslich Zahlenwerte ein.

- 3.2) Vergleichen Sie das berechnete Ergebnis  $f_p$  mit der Kennfrequenz  $f_0$ .
- 3.3) Zeichnen Sie ein Zeigerdiagramm für die Ströme  $\underline{\hat{i}}_1, \underline{\hat{i}}_2$  und die Spannungen  $\underline{\hat{u}}_q, \underline{\hat{u}}_L$ und  $\underline{\hat{u}}_R$  für den Resonanzfall. Welche Amplituden haben die Ströme  $\underline{\hat{i}}, \underline{\hat{i}}_1$  und  $\underline{\hat{i}}_2$  bei Resonanz? Nehmen Sie für diese Teilaufgabe einen Eingangsspannungseffektivwert von  $U_q = 10$  V an.
- 3.4) Skizzieren Sie den Amplituden- und Phasengang der Eingangsimpedanz in der Umgebung der Resonanzfrequenz. Verwenden Sie dazu das Diagramm in Abbildung 10. In welchem Bereich verhält sich die Schaltung kapazitiv, und in welchem Bereich induktiv?
- 3.5) Berechnen Sie die Güte Q und die Bandbreite  $b_{\omega}$  des Parallelschwingkreises.

#### Aufgabe 4 Strommessung mit nicht idealem Widerstand



Abbildung 4: (a) Ersatzschaltbild des Shunts und (b) Shunt inkl. Kompensationsnetzwerk

Zur Messung des Stromes in einer elektrischen Schaltung werde ein aus Widerstandsdraht gewickelter Widerstand eingesetzt, der neben dem ohmschen Anteil  $R_s$  auch eine induktive Komponente  $L_s$  aufweist und durch das Ersatzschaltbild in Abbildung 4(a) beschrieben werden kann. Für Gleichstrom ist dann die Spannung  $U_M$  ein unmittelbares Mass für den Strom  $I_M$ . Bei zeitlich veränderlichem Strom ist  $u_M(t) \sim i_M(t)$  jedoch nicht mehr gültig.

- 4.1) Geben Sie die für einen allgemein zeitlich veränderlichen Strom  $i_M(t)$  auftretende Spannung  $u_M(t)$  in Form einer Differentialgleichung an. Wie ist  $R_s$  zu wählen, wenn bei einem Strom  $I_M = 20$  A eine maximale Verlustleistung von  $P_V = 2$  W in  $R_s$ auftreten darf?
- 4.2) Skizzieren Sie den Verlauf von  $u_M(t)$  massstäblich für den in Abbildung 5 gezeigten Zeitverlauf von  $i_M(t)$ . Nehmen Sie für den weiteren Verlauf dieser Aufgabe die Werte für die Induktivität  $L_s = 1 \,\mu\text{H}$  und den Shuntwiderstand  $R_s = 5 \,\text{m}\Omega$  an.
- 4.3) Berechnen Sie die Übertragungsfunktion  $\underline{G}_M(j\omega) = \frac{\hat{u}_M}{\hat{\underline{i}}_M}$  und stellen Sie den Amplitudengang graphisch dar. Welche Verstärkung tritt bei kleinen Frequenzen  $\omega \to 0$  auf? Wie hoch ist die Grenzfrequenz  $\omega_q$ ?
- 4.4) Parallel zum Strommesswiderstand wird nun ein Kompensationsnetzwerk geschaltet (siehe Abbildung 4(b)). Berechnen Sie nun die Übertragungsfunktion  $\underline{H}(j\omega) = \frac{\hat{u}_K}{\hat{u}_M}$ . Wie hoch ist die Grenzfrequenz  $\omega_g$  des Kompensationsnetzwerkes für  $R_K = 30 \text{ k}\Omega$ und  $C_K = 10 \text{ nF}$ ?
- 4.5) Durch das Kompensationsnetzwerk soll nun eine frequenzunabhängige Übertragungsfunktion  $G_K = \frac{\hat{\underline{u}}_K}{\hat{\underline{i}}_M}$  erreicht werden. Wie sind  $R_K$  und  $C_K$  hierfür zu wählen? Welcher Widerstand  $R_K$  ist für  $C_K = 10$  nF einzusetzen?

Hinweis: Bei den Berechnungen können Sie davon ausgehen, dass der gesamte zu messende Strom  $i_M$  durch  $L_s$  und  $R_s$  fliesst  $(i_s = i_M)$ .



Abbildung 5: Verlauf des zu messenden Stromes (Aufgabe 4.2))

- 4.6) Skizzieren Sie den Verlauf von  $u_K(t)$  massstäblich für den in Abbildung 5 gezeigten Zeitverlauf von  $i_M(t)$ .
- 4.7) Zusatzteilaufgabe:



Abbildung 6: Geometrische Anordnung des Shunt-Widerstands

Alternativ zu einem Kompensationsnetzwerk kann der Aufbau des Shuntwiderstands auf eine niedrige Induktivität optimiert werden. Durch die in Abbildung 6 illustrierte geometrische Anordnung zweier sehr nahe aneinander liegenden Widerstandsfolien kann die parasitäre Induktivität sehr niedrig gehalten werden. Der Strom wird über zwei Stromanschlüsse auf die U-förmig gefaltete Widerstandsfolie geführt. Das Potential wird an beiden Enden der Widerstandsfolie abgegriffen. Für den Shunt werde das Material Manganin mit spezifischem Widerstand  $\rho = 62.5 \,\mu\Omega \times \text{cm}$  verwendet. Die geometrischen Abmessung ist gegeben:  $d = 0.2 \,\text{mm}, b = 5 \,\text{mm}, l = 20 \,\text{mm}$  und  $s = 1 \,\text{mm}$ . Das Isolationsmaterial zwischen den Leitern (nicht eingezeichnet) hat eine relative magnetische Permeabilität von  $\mu_r = 1$ . Bestimmen Sie den Shunt-Widerstand  $R_s$  und die parasitäre Shunt Induktivität  $L_s$ .

Hinweis: Vernachlässigen Sie potentielle Randeffekte, d.h. gehen Sie von einem homogenen magnetischen Feld zwischen dem Hin- und Rückleiter aus.



Abbildung 7: Bodeplot Teilaufgabe 1.1a)



Abbildung 8: Bodeplot Teilaufgabe 1.1b)



Abbildung 9: Bodeplot Teilaufgabe 1.1c)



Abbildung 10: Bodeplot Teilaufabe 3.4