## Ausarbeitung der Beispiele aus

# Rechenübungen zu Leistungselektronik

Teil B - Selbstgeführte Stromrichter



## Inhalt

Beispiel 1	3
Beispiel 2	4
Beispiel 3	
Beispiel 4	
Beispiel 5	
Beispiel 6	
Beispiel 7	
Beispiel 8	
Beispiel 9	
Beispiel 10	
Beispiel 11	12

#### **Beispiel 1**

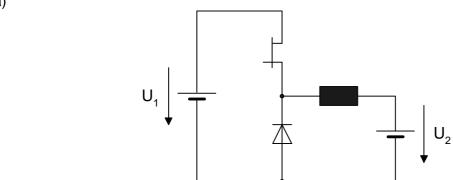
#### Angabe:

Gegeben ist ein nicht potentialtrennender DC/DC-Wandler (negative Versorgung verbunden) mit einer Ausgangsspannung von +12 V und einem Eingangsspannungsbereich von 18...36 V. Es wird eine Leistung von 60 W übertragen. Als Schalttransistor wird ein MOSFET eingesetzt, welcher mit einer Arbeitsfrequenz von 100 kHz betrieben wird. Der ON-Widerstand dieses Transistors beträgt 50 m $\Omega$ . Die Glättungsinduktivität hat einen Wert von 240 µH.

- a) Zeichnen Sie die Schaltung
- b) Berechnen Sie den Stromrippel (Spitze-Spitze-Wert) des Stromes in der Glättungsdrossel, wobei der ungünstigste Fall zu berücksichtigen ist.
- c) Berechnen Sie die im ungünstigsten Fall im MOSFET auftretenden Leitverluste.

#### Lösung:

a)



$$\delta_{\text{max}} = \frac{U_2}{U_{1,\text{min}}} = \frac{12 \text{ V}}{18 \text{ V}} = \frac{2}{3}$$
$$\delta_{\text{mim}} = \frac{U_2}{U_{1,\text{max}}} = \frac{12 \text{ V}}{36 \text{ V}} = \frac{1}{3}$$

b)

Intervall δ·T:

$$\mathbf{u}_{L} = \mathbf{U}_{1} - \mathbf{U}_{2} = \mathbf{L} \cdot \frac{\mathbf{di}}{\mathbf{dt}}$$

$$\frac{di}{dt} \approx \frac{\Delta i_{2,auf}}{\delta \cdot T}$$

$$\Delta i_{2,auf} = (U_1 - U_2) \cdot \frac{\delta \cdot T}{L} = (36 \text{ V} - 12 \text{ V}) \cdot \frac{\frac{1}{3} \cdot \frac{1}{100 \text{ kHz}}}{240 \text{ } \mu\text{H}} = 0.3 \text{ A}$$

Intervall (1-δ)·T:

$$u_L = -U_2 = L \cdot \frac{di}{dt}$$

$$\begin{split} \frac{di}{dt} &\approx \frac{\Delta i_{2,ab}}{(1-\delta) \cdot T} \\ \Delta i_{2,ab} &= -U_2 \cdot \frac{(1-\delta) \cdot T}{L} = -12 \ \text{V} \cdot \frac{\left(1-\frac{1}{3}\right) \cdot \frac{1}{100 \ \text{kHz}}}{240 \ \mu \text{H}} = 0,3 \ \text{A} \\ \Delta i_{\text{max}} &= 0,3 \ \text{A} \quad \text{bei} \ U_1 = 36 \ \text{V} \\ c) \\ \bar{i}_2 &= \frac{P}{U_2} = \frac{60 \ \text{W}}{12 \ \text{V}} = 5 \ \text{A} \\ P_{\text{Leit}} &= \delta_{\text{max}} \cdot \bar{i}_2^2 \cdot R_{\text{Tr,ON}} = \frac{2}{3} \cdot \left(5 \ \text{A}\right)^2 \cdot 50 \ \text{m}\Omega = 0,83 \ \text{W} \quad \text{bei} \ \text{U}_1 = 18 \ \text{V} \end{split}$$

#### **Beispiel 2**

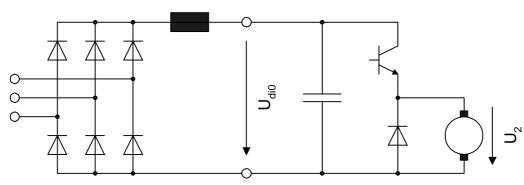
#### Angabe:

Ein Tiefsetzsteller mit abschaltbarem Halbleiterventil speist in eine Gleichstrommaschine mit einer Ankerspannung von 300 V einen Ankerstrom von 65 A (ideale Glättung). Die "Eingangsspannung" des Tiefsetzstellers bildet ein Zwischenkreiskondensator, der seinerseits wieder über eine ungesteuerte B6-Schaltung mit ausgangsseitiger Glättungsinduktivität (wieder ideale Glättung) aus dem 400 V-Drehstromnetz (U<sub>di0</sub>=540 V) versorgt wird.

- a) Zeichnen Sie die Schaltung.
- b) Berechnen Sie den Ausgangsstrom des B6-Brückengleichrichters.
- c) Berechnen Sie den Effektivwert des Stromes im Zwischenkreiskondensator.
- d) Wie groß muß die Induktivität im Ankerkreis mindestens sein, damit die Maschine nicht mehr als 5% Momentrippel aufweist? Die Arbeitsfrequenz der Schaltung beträgt 1 kHz.

#### Lösung:

a)



b) 
$$\delta = \frac{U_2}{U_1} = \frac{300 \text{ V}}{540 \text{ V}} = 0.5$$

$$I_1 = \delta \cdot I_2 = 0.5 \cdot 65 \text{ A} = 36.11 \text{ A}$$

c) 
$$\begin{split} I_{ZK,RMS} &= I_2 \cdot \sqrt{\delta} = 65 \text{ A} \cdot \sqrt{0.5} = 48,\!45 \text{ A} \\ I_{C,ZK,RMS} &= \sqrt{I_{ZK,RMS}^2 - I_1^2} = \sqrt{\left(48,\!45 \text{ A}\right)^2 - \left(36,\!11 \text{ A}\right)^2} = 32,\!3 \text{ A} \end{split}$$

d) 
$$\Delta M_{\%} = \Delta i_{2,\%}$$

Intervall δ⋅T:

$$U_1 - U_2 = L \cdot \frac{\Delta i_{2,auf}}{\delta \cdot T}$$

$$L = (U_1 - U_2) \cdot \frac{\delta \cdot T}{\Delta i_{2 \text{ auf}}} = (540 \text{ V} - 300 \text{ V}) \cdot \frac{0.5 \cdot \frac{1}{1 \text{ kHz}}}{0.05 \cdot 65 \text{ A}} = 41.03 \text{ mH}$$

Intervall  $(1-\delta)\cdot T$ :

$$-U_2 = L \cdot \frac{\Delta i_{2,ab}}{(1-\delta) \cdot T}$$

$$L = -U_2 \cdot \frac{(1 - \delta) \cdot T}{\Delta i_{2ab}} = -300 \text{ V} \cdot \frac{\left(1 - 0.5\right) \cdot \frac{1}{1 \text{ kHz}}}{0.05 \cdot 65 \text{ A}} = 41.03 \text{ mH}$$

### **Beispiel 3**

#### Angabe:

Zeichnen Sie die Spannungssteuerkennlinien  $U_2/U_1=f(\delta)$  für Buck-, Boost- und Buck-Boost-Konverter und geben Sie diese auch in Gleichungsform an.

#### Lösung:

**Buck-Konverter:** 

$$U_2 = \delta \cdot U_1$$

$$\frac{U_2}{U_4} = \delta$$

**Boost-Konverter:** 

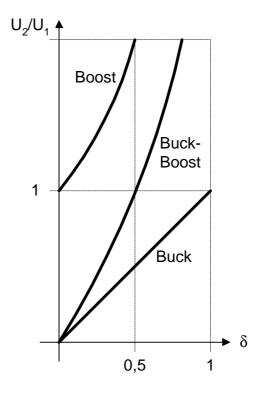
$$U_2 = \frac{1}{1 - \delta} \cdot U_1$$

$$\frac{U_2}{U_1} = \frac{1}{1-\delta}$$

**Buck-Boost-Konverter:** 

$$U_2 = \frac{\delta}{1 - \delta} \cdot U_1$$

$$\frac{U_2}{U_1} = \frac{\delta}{1 - \delta}$$



#### **Beispiel 4**

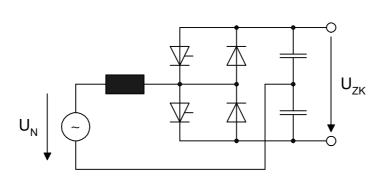
#### Angabe:

Ein Halbbrückenzweig, welcher eine netzfrequente Rechteckspannung von  $\pm 325$  V erzeugt, ist über eine Induktivität von 15 mH an ein einphasiges Netz (230 V Effektivwert) angeschlossen (der N-Leiter ist mit dem Mittelpunkt des Zwischenkreises verbunden). Der Halbbrückenzweig wird so getaktet, daß seine Ausgangsspannung der Netzspannung um 30° nacheilt.

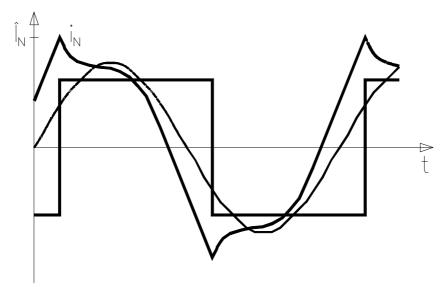
- a) Zeichnen Sie die Schaltung.
- b) Skizzieren Sie den Zeitverlauf des Netzstromes.
- c) Berechnen Sie den Spitzenwert des Netzstromes.

#### Lösung:

a)







c) 
$$\begin{split} i_N &= \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( -\cos(x) - x \right) + c \\ x &= \phi \qquad i_N = \hat{I}_N \qquad \hat{I}_N = \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( -\cos(\phi) - \phi \right) + c \\ x &= \phi + \pi \qquad i_N = -\hat{I}_N \qquad -\hat{I}_N = \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( -\cos(\phi + \pi) - (\phi + \pi) \right) + c \\ \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( -\cos(\phi) - \phi \right) + c &= \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( \cos(\phi + \pi) + (\phi + \pi) \right) + c \\ \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( -\phi - (\phi + \pi) \right) &= -2 \cdot c \\ c &= \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( \phi + \frac{\pi}{2} \right) \\ \hat{I}_N &= \frac{\hat{U}_N}{\omega \cdot L} \cdot \left( -\cos(\phi) + \frac{\pi}{2} \right) = \frac{\sqrt{2} \cdot 230 \text{ V}}{2 \cdot \pi \cdot 50 \text{ Hz} \cdot 15 \text{ mH}} \cdot \left( -\cos(30^\circ) + \frac{\pi}{2} \right) = 48,6 \text{ A} \end{split}$$

## **Beispiel 5**

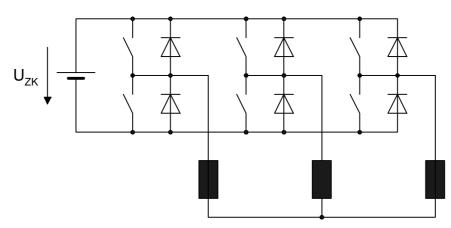
#### Angabe:

Eine dreiphasige, rein induktive Last (I=60 mH) wird von einem dreiphasigen, im Blockbetrieb gesteuerten Spannungszwischenkreisumrichter (Grundschwingungsfrequenz 50 Hz, Zwischenkreisspannung 540 V) gespeist.

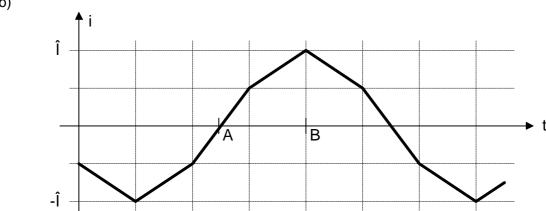
- a) Zeichnen Sie die Schaltung.
- b) Zeichnen Sie den Verlauf eines Phasenstromes.
- c) Berechnen Sie den maximalen Ventilstrom.











c) 
$$\hat{I} = \frac{1}{L} \cdot \int_{A}^{B} u \cdot dt = \frac{1}{L} \cdot \left( \frac{2}{3} \cdot U_{ZK} \cdot \frac{T}{12} + \frac{1}{3} \cdot U_{ZK} \cdot \frac{T}{6} \right) = \frac{1}{9} \cdot U_{ZK} \cdot \frac{T}{L} = \frac{1}{9} \cdot 540 \text{ V} \cdot \frac{\frac{1}{50 \text{ Hz}}}{60 \text{ mH}} = 20 \text{ A}$$

## **Beispiel 6**

#### Angabe:

Ein dreiphasiger Umrichter mit einer Zwischenkreisspannung von 500 V speist eine Asynchronmaschine (Leiterstrom 80  $A_{RMS}$ , Außenleiterspannung 250  $V_{RMS}$ ,  $cos(\phi_1)=0.85$ ). Berechnen Sie den Mittelwert des aus dem Zwischenkreis entnommenen Stromes.

#### Lösung:

$$\begin{split} P_{\text{ASM}} &= \sqrt{3} \cdot U_{\text{ASM,AL}} \cdot I_{\text{1,RMS}} \cdot \cos(\phi 1) = \sqrt{3} \cdot 250 \text{ V} \cdot 80 \text{ A} \cdot 0,85 = 29,4 \text{ kW} \\ I_{\text{ZK,AVG}} &= \frac{P_{\text{ASM}}}{U_{\text{ZK}}} = \frac{29,4 \text{ kW}}{500 \text{ V}} = 58,9 \text{ A} \end{split}$$

## **Beispiel 7**

#### Angabe:

Ein einphasiger Pulswechselrichter mit einer Zwischenkreisspannung von 700 V (Gesamtwert) soll eine Ausgangsspannung mit einer Grundschwingung von 150 V (Effektivwert) erzeugen.

Berechnen Sie den Minimal- und Maximalwert des Tastverhältnisses δ.

#### Lösung:

$$\begin{split} \delta(x) &= \frac{1}{2} \cdot \left( 1 + \frac{\hat{U}_A}{\frac{U_{ZK}}{2}} \cdot \sin(x) \right) \\ \sin(x) &= 1 \qquad \delta_{max} = \frac{1}{2} \cdot \left( 1 + \frac{\sqrt{2} \cdot 150 \text{ V}}{\frac{700}{2}} \right) = 0,803 \\ \sin(x) &= -1 \qquad \delta_{min} = \frac{1}{2} \cdot \left( 1 - \frac{\sqrt{2} \cdot 150 \text{ V}}{\frac{700}{2}} \right) = 0,197 \end{split}$$

#### **Beispiel 8**

#### Angabe:

Ein Tiefsetzsteller mit Löschthyristor und Umschwingkreis speist eine Leistung von 12 kW in eine Gleichstrommaschine mit einer Ankerspannung von 300 V (ideale Glättung). Die Eingangsspannung beträgt 500 V, es wird eine Schaltfrequenz von 1 kHz verwendet, die Schonzeit des Hauptthyristors soll 100 µs betragen. Der Maximalwert des Stromes im Hauptthyristor darf 140 A nicht übersteigen.

- a) Zeichnen Sie die Schaltung.
- b) Zeichnen Sie den Zeitverlauf der Ausgangsspannung.
- c) Berechnen Sie die Kapazität des Löschkondensators und die Induktivität der Umschwingdrossel.

#### Lösung:

a)

Siehe nächste Seite.

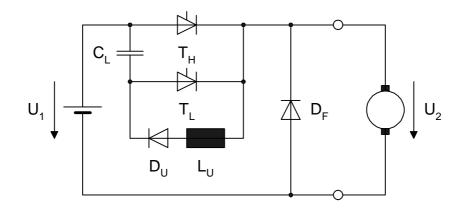
b)

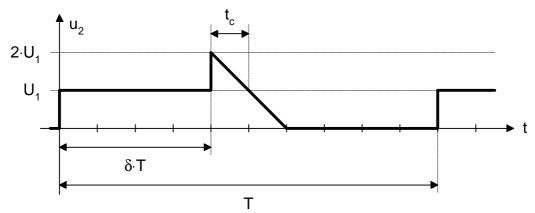
Siehe nächste Seite.

c)

$$\delta = \frac{U_2}{U_1} - \frac{2 \cdot t_C}{T} = \frac{300 \text{ V}}{500 \text{ V}} - \frac{2 \cdot 100 \text{ µs}}{\frac{1}{1 \text{ kHz}}} = 0,4$$

$$i = C_L \cdot \frac{dU_2}{dt}$$



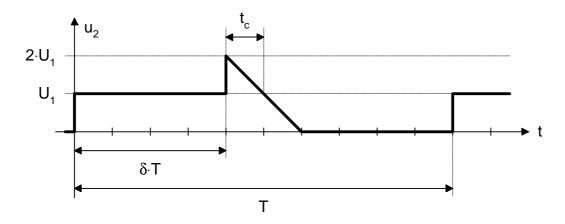


$$\begin{split} &I_{_{2}}=C_{_{L}}\cdot\frac{U_{_{1}}}{t_{_{C}}}\\ &C_{_{L}}=I_{_{2}}\cdot\frac{t_{_{C}}}{U_{_{1}}}=\frac{P}{U_{_{2}}}\cdot\frac{t_{_{C}}}{U_{_{1}}}=\frac{12\,\text{kW}}{300\,\text{V}}\cdot\frac{100\,\mu\text{s}}{500\,\text{V}}=8\,\mu\text{F}\\ &i_{_{Th,max}}=I_{_{2}}+\frac{U_{_{1}}}{Z}\\ &Z=\frac{U_{_{1}}}{i_{_{Th,max}}-I_{_{2}}}=\frac{500\,\text{V}}{140\,\text{A}-40\,\text{A}}=5\,\Omega\\ &L_{_{U}}=C_{_{L}}\cdot Z^{2}=8\,\mu\text{F}\cdot\left(5\,\Omega\right)^{2}=200\,\mu\text{H} \end{split}$$

## **Beispiel 9**

#### Angabe:

Berechnen Sie die Kennlinie  $U_2/U_1=f(\delta)$  ( $\delta$  ist hier das Tastverhältnis der Steuerung) eines Thyristor-Tiefsetzstellers mit Löscheinrichtung, wenn dieser eine RL-Last mit idealer Glättung speist. Gegeben sind  $\delta$ , Lastwiderstand R, Löschkondensator C, Arbeitsspiel T.



#### Lösung:

$$\begin{split} &U_2 = \overline{u}_{A} = \delta \cdot U_1 + \frac{2 \cdot t_C}{T} \cdot U_1 \\ &t_C = \frac{C_L \cdot U_1}{I_2} = \frac{U_1}{U_2} \cdot C_L \cdot R \quad \text{mit } I_2 = \frac{U_2}{R} \\ &\frac{U_2}{U_1} = \delta + \frac{2 \cdot C_L \cdot R}{T} \cdot \frac{U_1}{U_2} \\ &\text{Substitution:} \quad v = \frac{U_2}{U_1} \\ &v^2 - \delta \cdot v - \frac{2 \cdot C_L \cdot R}{T} = 0 \\ &v = \frac{\delta}{2} + \sqrt{\frac{\delta^2}{4} + \frac{2 \cdot C_L \cdot R}{T}} \end{split}$$

## **Beispiel 10**

#### Angabe:

Gegeben ist ein resonanter Tiefsetzsteller mit U<sub>1</sub>=200 V, I<sub>2</sub>=15 A, L=100 μH, C=1 μF.

- a) Zeichnen Sie die Schaltung.
- b) Zeichnen Sie das uZi-Diagramm eines Arbeitszyklus.
- c) Berechnen Sie Schonzeit und Spitzenstrom des Thyristors.

#### Lösung:

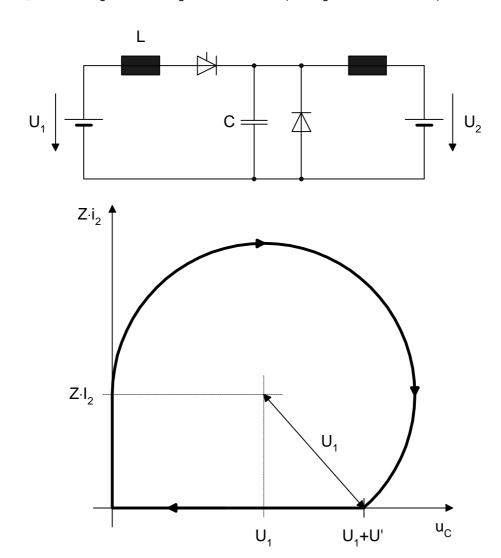
a)

Siehe nächste Seite.

b)

$$Z \cdot I_2 = \sqrt{\frac{L}{C}} \cdot I_2 = \sqrt{\frac{100 \ \mu H}{1 \mu F}} \cdot 15 \ A = 150 \ V$$

Diagramm siehe nächste Seite.



c) 
$$\hat{I}_{L} = I_{2} + \frac{U_{1}}{Z} = I_{2} + U_{1} \cdot \sqrt{\frac{C}{L}} = 15 \text{ A} + 200 \text{ V} \cdot \sqrt{\frac{1 \mu F}{100 \mu H}} = 35 \text{ A}$$

$$U' = \sqrt{U_{1}^{2} - (Z \cdot I_{2})^{2}} = \sqrt{(200 \text{ V})^{2} - (10 \Omega \cdot 15 \text{ A})^{2}} = 132,3 \text{ V}$$

$$t_{C} = C \cdot \frac{U'}{I_{2}} = 1 \mu F \cdot \frac{132,3 \text{ V}}{15 \text{ A}} = 8,82 \mu s$$

## **Beispiel 11**

#### Angabe:

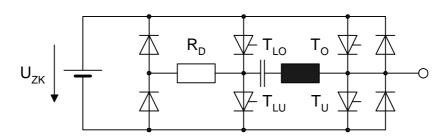
Gegeben ist ein dreiphasiger McMurray-Umrichter, der im Blockbetrieb angesteuert wird und eine Asynchronmaschine speist. Der Kommutierungskreis ist mit einem Dämpfernetzwerk (R + 2 Dioden) beschaltet. Es sind Lastströme von  $\pm 150$  A abzukommutieren, der

Kommutierungskreis ist so auszulegen, daß maximal der zweifache Laststrom in ihm fließt und im Hauptthyristor eine Schonzeit von 80 µs auftritt. Zwischenkreisspannung 600 V.

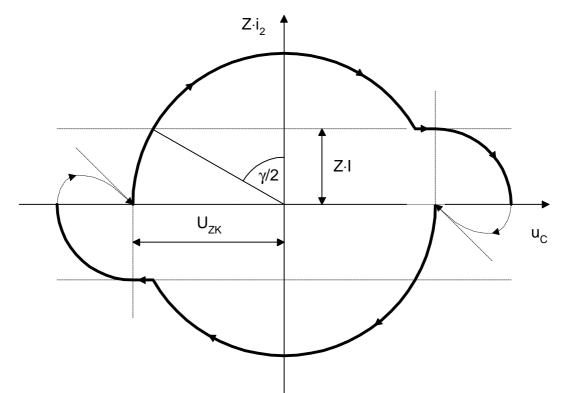
- a) Zeichnen Sie die Schaltung eines Halbbrückenzweiges (inkl. Kommutierungs- und Dämpfungskreis).
- b) Skizzieren Sie das vollständige uZi-Diagramm.
- c) Berechnen Sie L und C des Kommutierungskreises.

#### Lösung:

a)



b)



c) 
$$Z = \frac{U_{ZK}}{\hat{i}_L} = \frac{600 \text{ V}}{2 \cdot 150 \text{ A}} = 2 \Omega$$
 
$$\gamma = 2 \cdot \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin\left(\frac{Z \cdot I}{U_{ZK}}\right)\right) = 2 \cdot \left(\frac{\pi}{2} - \arcsin\left(\frac{2 \Omega \cdot 150 \text{ A}}{600 \text{ V}}\right)\right) = \frac{2 \cdot \pi}{3}$$
 
$$t_C = \gamma \cdot \sqrt{L \cdot C} = \gamma \cdot Z \cdot C$$

$$\begin{split} C &= \frac{t_C}{\gamma \cdot Z} = \frac{80 \ \mu s}{\frac{2 \cdot \pi}{3} \cdot 2 \ \Omega} = 19.1 \, \mu F \\ L &= Z^2 \cdot C = \left(2 \ \Omega\right)^2 \cdot 19.1 \, \mu F = 76.4 \ \mu H \end{split}$$