

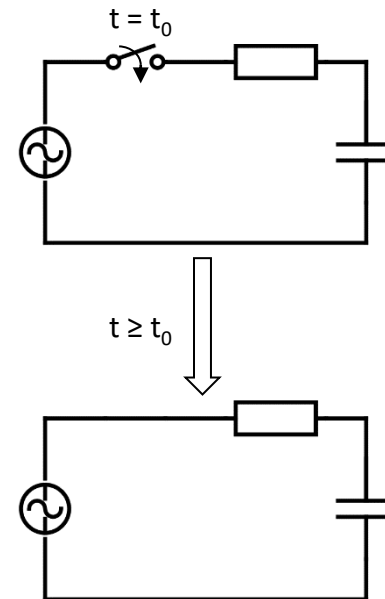
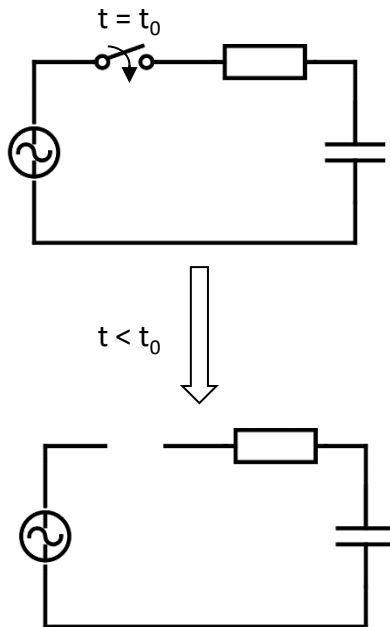
# Netzwerke und Schaltungen II

## Übung 10 Schaltvorgänge in $RLC$ -Netzwerken



# THEORIE FÜR DIE ÜBUNG

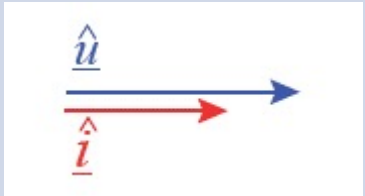
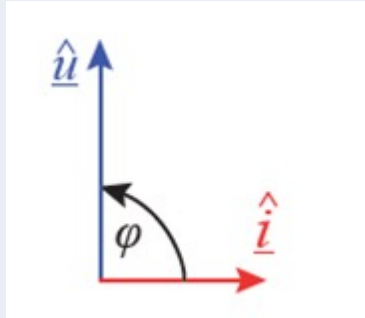
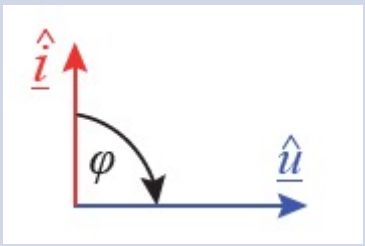
- **Bisher: Analyse von linearen Netzwerken mit sinusförmiger Anregung (mit Mitteln der komplexen Wechselstromrechnung) oder konst. Anregung.**
- **Neu: Schaltvorgänge**



- **Aufstellen der (linearen) DGL der Schaltung bei geschl. Schalter**
  - 1.: Maschengleichung (bei Serienschaltung) oder Knotengleichung (bei Parallelschaltung) aufstellen
  - 2.: Strom-Spannungs-Relation für die einzelnen Komponenten ( $R, L, C$ ) im Netzwerk aufstellen
  - 3.: Die Gleichung aus 1. mit Hilfe der Relationen aus 2. nur durch die interessierende Grösse ( $u_C(t)$  oder  $i_L(t)$ ) und ihre Ableitungen ausdrücken
- Die Lösung setzt sich zusammen aus  $f(t) = f_h(t) + f_p(t)$
- $f_h(t)$  beschreibt den Schaltvorgang
- $f_p(t)$  beschreibt die Lösung für  $t \rightarrow \infty$  (eingeschwungener Zustand)
  - > bekannte Netzwerkberechnung

**Bemerkung:** Bei komplexeren Netzwerken müssen mehrere Maschen-/Knotengleichungen aufgestellt werden, sodass am Ende ein ganzes System an DGLs zu lösen ist.

# Wiederholung: Strom-Spannungs-Relationen der Bauelemente R, L, C

Bauelement	Zeitbereich	Bildbereich	Zeigerdiagramm
Widerstand	$u_R = R \cdot i_R$	$\underline{\hat{u}}_R = R \cdot \underline{\hat{i}}_R$	
Induktivität	$u_L = L \cdot \frac{di_L}{dt}$	$\underline{\hat{u}}_L = j\omega L \cdot \underline{\hat{i}}_L$	
Kondensator	$u_C = \frac{1}{C} \cdot \int i_C dt$ $i_C = C \cdot \frac{du_C}{dt}$	$\underline{\hat{u}}_C = \frac{1}{j\omega C} \cdot \underline{\hat{i}}_C$ $= -\frac{j}{\omega C} \cdot \underline{\hat{i}}_C$	

# Netzwerke mit einem Energiespeicher

- Falls das Netzwerk aus einer Kapazität und sonst nur aus mind. einem Widerstand besteht, gilt:

$$u_C(t) = u_{C,p}(t) - [u_{C,p}(t_0) - u_C(t_0)]e^{-\frac{t-t_0}{R_{in,C} \cdot C}}$$

Wert der Partikulären (stationären)  
Lösung bei  $t = t_0$

Anfangswert

Innenwiderstand,  
von der Kapazität aus betrachtet  
bei geschl. Schalter

- Falls das Netzwerk aus einer Induktivität und sonst nur aus mind. einem Widerstand besteht, gilt:

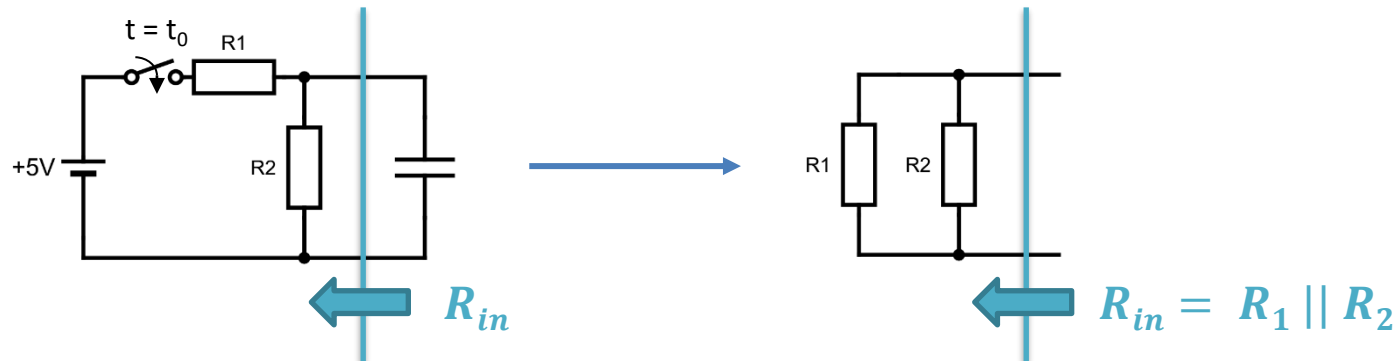
$$i_L(t) = i_{L,p}(t) - [i_{L,p}(t_0) - i_L(t_0)]e^{-R_{in,L} \frac{t-t_0}{L}}$$

## WARUM?

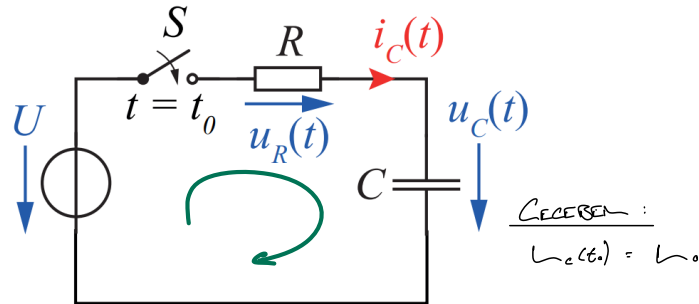
2. SEMESTER L&E  
HILFE :)

# Berechnungshinweise zu Netzwerken mit einem Energiespeicher

- Anfangsbedingung/-wert (Wert von  $u_C$  bzw.  $i_L$  bei  $t = t_0$ ) bestimmen:
  - Da  $u_C(t)$  und  $i_L(t)$  stetig sind, ist ihr Anfangswert gerade der Wert bei offenem Schalter zum Zeitpunkt  $t_0$  (D.h. wir führen unsere gewohnten Berechnungen bei der Schaltung mit offenem Schalter durch)
- Innenwiderstand:
  - Berechnung bei geschl. Schalter
  - Spannungsquellen werden zu Kurzschlüssen
  - Stromquellen werden zu Leerläufen



# Aufstellen der Differentialgleichungen



1) WIDERSTAND IST IN SERIE ZU KONDENSATOR  $\rightarrow$  LASCHENGLEICHUNG  $\rightarrow$

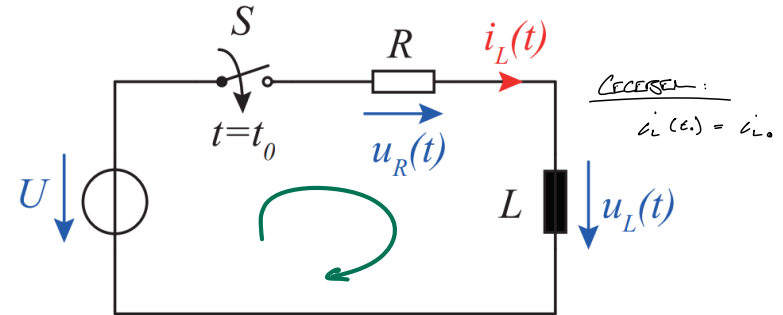
$$\rightarrow L = L_R(t) + L_C(t)$$

$$\text{mit } L_R(t) = R \cdot i_C(t) = R \cdot C \cdot \frac{d}{dt} L_C(t)$$

$$L = R \cdot C \cdot \dot{L}_C(t) + L_C(t)$$

DCU :)

$$\text{Bzw: } \begin{cases} \dot{L}_C(t) + \frac{1}{R \cdot C} L_C(t) = \frac{L}{R \cdot C} \\ L_C(t_0) = L_0 \end{cases}$$



1) WIDERSTAND IST IN SERIE ZU INDUKTIVITÄT  $\rightarrow$  LASCHENGLEICHUNG  $\rightarrow$

$$\rightarrow L = L_R(t) + L_L(t)$$

$$L = R \cdot i_L(t) + L \cdot \frac{d}{dt} i_L(t)$$

DCU :)

$$\Rightarrow \begin{cases} \frac{d}{dt} i_L(t) + \frac{R}{L} i_L(t) = \frac{L}{L} \\ i_L(t_0) = i_{L_0} \end{cases}$$



$$\begin{cases} \dot{L}_c(t) + \frac{1}{R \cdot C} L_c(t) = \frac{L}{R \cdot C} \\ L_c(t_0) = L_0 \end{cases}$$

HER: KONSTANTE STÖRFUNKTION

FÜR  $t \rightarrow \infty$  WIRD WIR NICHT L. ABER C

PARTIKULÄRE LÖSUNG:  $L_{c,p}(t) = L$

HOMOGENE LÖSUNG:  $\dot{L}_c(t) + \frac{1}{R \cdot C} L_c(t) = 0$

$$\text{CHF}(\lambda) = \lambda + \frac{1}{R \cdot C} \stackrel{!}{=} 0$$

$$\Leftrightarrow \lambda = -\frac{1}{R \cdot C}$$

$$\Rightarrow L_{c,h}(t) = K \cdot e^{-\frac{1}{R \cdot C} t}$$

EXPONENTIALLÖSUNG...

$$\begin{aligned} L_c(t) &= L_{c,p}(t) + L_{c,h}(t) \\ &= L + K \cdot e^{-\frac{1}{R \cdot C} t} \end{aligned}$$

MIT ANFANGSBEDINGUNG:

$$\begin{aligned} L_c(t_0) &= L_0 = L + K \cdot e^{-\frac{1}{R \cdot C} t_0} \\ \Leftrightarrow K &= [L_0 - L] e^{\frac{1}{R \cdot C} t_0} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} L_c(t) &= L + [L_0 - L] \cdot e^{\frac{1}{R \cdot C} t_0} \cdot e^{-\frac{1}{R \cdot C} t} \\ &= \underline{\underline{L - [L - L_0] \exp\left[-\frac{t - t_0}{R \cdot C}\right]}} \end{aligned}$$

$$\begin{cases} \frac{d}{dt} i_L(t) + \frac{R}{L} i_L(t) = \frac{L}{L} \\ i_L(t_0) = i_{L_0} \end{cases}$$

HER: KONSTANTE STÖRFUNKTION

FÜR  $t \rightarrow \infty$  WIRD WIR DIREKT  $\frac{L}{R}$

PARTIKULÄRE LÖSUNG:  $i_{L,p}(t) = \frac{L}{R}$

HOMOGENE LÖSUNG:  $\frac{d}{dt} i_L(t) + \frac{R}{L} i_L(t) = 0$

$$\text{CHF}(\lambda) = \lambda + \frac{R}{L} = 0 \Leftrightarrow \lambda = -\frac{R}{L}$$

$$\Rightarrow i_{L,h}(t) = K e^{-\frac{R}{L} t}$$

EXPONENTIALLÖSUNG...

$$\begin{aligned} i_L(t) &= i_{L,p}(t) + i_{L,h}(t) \\ &= \frac{L}{R} + K e^{-\frac{R}{L} t} \end{aligned}$$

MIT ANFANGSBEDINGUNG:

$$\begin{aligned} i_L(t_0) &= i_{L_0} = \frac{L}{R} + K e^{-\frac{R}{L} t_0} \\ \Leftrightarrow K &= \left[ i_{L_0} - \frac{L}{R} \right] \exp\left[\frac{R}{L} t_0\right] \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} i_L(t) &= \dots \\ &= \underline{\underline{\frac{L}{R} - \left[ \frac{L}{R} - i_{L_0} \right] \exp\left[-\frac{(t - t_0)R}{L}\right]}} \end{aligned}$$

- Systeme mit mehr als einem Energiespeicher führen zu **DGL höherer Ordnung**:  $f^{(n)} + a_{n-1}f^{(n-1)} + \dots + a_1f^{(1)} + a_0f = g$
- Suchen eine Lösung der Form  $f(t) = f_h(t) + f_p(t)$
- $f_p(t)$  wählen wir als die partikuläre Lösung der Schaltung bei geschlossenem Schalter. Dies entspricht der stationären Lösung für  $t \rightarrow \infty$ .
- Die **homogene Lösung ist eine Superposition**  $\sum_i c_i e^{\lambda_i t}$ , wobei  $\lambda_i$  die Nullstellen des charakteristischen Polynoms  $\lambda^n + a_{n-1}\lambda^{n-1} + \dots + a_1\lambda + a_0$  sind.
  - Bei einer  $k$ -fachen Nullstelle muss „ $c_i$ “ durch ein Polynom des Grades  $k - 1$  ersetzt werden (Bsp.:  $\lambda = 4$  ist 3-fache Nst., dann ist der entspr. Lösungsterm  $(b_1 + b_2t + b_3t^2)e^{4t}$ )
  - Die Lösungsterme von komplexen Nst. kann man nach Euler in folgende Form umschreiben:
$$C_1 e^{(\alpha + i\beta)t} + C_2 e^{(\alpha - i\beta)t} \rightarrow c'_1 e^{\alpha t} \cos(\beta t) + c'_2 e^{\alpha t} \sin(\beta t)$$
- Die Konstanten  $c_i$  können mit den Anfangsbedingungen bestimmt werden

# BEISPIELAUFGABE

## Aufgabe 1 Aufladen eines Kondensators

Ziel der Aufgabe ist es, die Ladekurve  $u_C(t)$  eines Kondensators nach dem Umschalten von einer Spannungsquelle  $U_0$  zu einer anderen Spannungsquelle  $U$  zu bestimmen. Der Schalter werde dabei zum Zeitpunkt  $t = t_0$  umgeschaltet. Es gilt  $U > U_0$ .

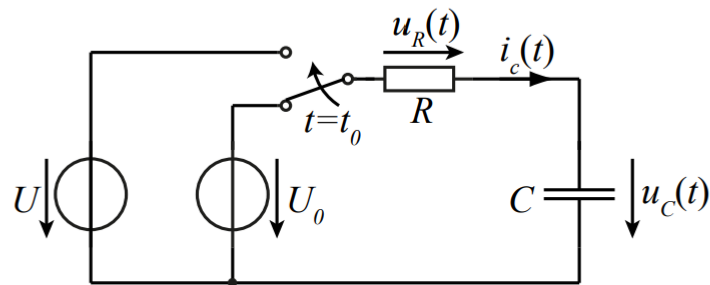


Abbildung 1: Netzwerk mit ohmsch-kapazitiver Last

- 1.1) Bestimmen Sie den Anfangs- und Endzustand (zu den Zeitpunkten  $t = t_0$  resp.  $t \rightarrow \infty$ ) der Spannung  $u_C(t)$ . Gehen Sie davon aus, dass der Schalter bereits sehr lange in der dargestellten Position war.
- 1.2) Bestimmen Sie den Spannungsverlauf  $u_C(t)$ .