# V61

# Der Operationsverstärkerr

Benjamin Schäfer benjamin.schaefer@tu-dortmund.de

 ${\it Jan~Gaschina} \\ {\it jan.gaschina@tu-dortmund.de}$ 

Durchführung: 24.11.2021 Abgabe:

TU Dortmund – Fakultät Physik

# Inhaltsverzeichnis

1	Zielsetzung	3	
2	heorie		
3	Fehler	3	
4	Durchführung	4	
	4.1 Der invertierende Linearverstärker	4	
	4.2 Der Umkehrintegrator und der invertierender Differenzierer	4	
	4.3 Der Schmitt-Trigger	4	
	4.4 Der Signalgenerator		
5	Auswertung	6	
	5.1 Der Invertierende-Linearverstärker	6	
	5.2 Der Umkehrintegrator und der invertierender Differenzierer	8	
	5.3 Nicht-invertierender-Schmitt-Trigger		
6	Diskussion	15	

# 1 Zielsetzung

Ziel des Versuches soll es sein die unterschiedliche Einsatzmöglichkeiten des Operationsverstärkers LM741 kennen zu lernen und aufzubauen. Dabei sollen auch die Unterschiede zwischen theoretischer Beschreibung und praktischem Einsatz untersucht werden.

## 2 Theorie

In diesem Kapitel sollen kurz die theoretischen Grundlagen des HeNe-Lasers erleutert werden.

## 3 Fehler

Der Mittelwert:

$$\bar{x} = \frac{1}{n} \sum_{i=0} x_i \tag{1}$$

Die Standardabweichung:

$$\sigma = \sqrt{\frac{\sum (x_i - \bar{x})^2}{n - 1}} \tag{2}$$

Der Fehler des Mittelwertes:

$$\sigma_{\bar{x}} = \frac{\sigma}{\sqrt{n}} \tag{3}$$

Die Gaußsche Fehlerfortpflanzung:

$$\sigma_x = \sqrt{(\frac{\partial f}{\partial x_1})^2 \sigma_{x_1}^2 + (\frac{\partial f}{\partial x_2})^2 \sigma_{x_2}^2 + \ldots + (\frac{\partial f}{\partial x_n})^2 \sigma_{x_n}^2} \tag{4}$$

Die Prozentuale Abweichung:

$$Abweichung = \frac{ExperimentellerWert - Theoriewert}{Theoriewert} \times 100 \tag{5}$$

# 4 Durchführung

In diesem Kapitel sollen die einzelnen Schritte des Versuches erklärt werden. Alle Schaltungen werden auf einem Steckbrett, Breadboard oder Steckplatine genannten Konstrukt aufgebaut. Das vermeidet aufwändiges Löten von Lochrasterplatinen.

#### 4.1 Der invertierende Linearverstärker

Für zwei verschiedene Widerstandsverhältnisse wird die Frequenzabhängigkeit des Verstärkungsfaktors sowie der Phasenverschiebung untersucht. Dazu werden ein- und Ausgansspannung der Schaltung gemessen und am Oszilloskop die Phasenverschiebung abgelesen. Die Schaltung wird wie in Abbildung 1 zu sehen aufgebaut.

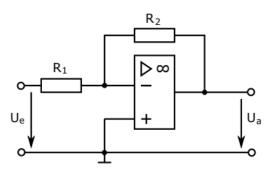


Abbildung 1: Schaltplan des invertierenden Linearverstärkers.

#### 4.2 Der Umkehrintegrator und der invertierender Differenzierer

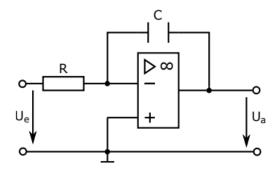
Für diese beiden Teilversuche werden Schaltungen nach Abbildung 2 und Abbildung 3 auf das Steckbrett gesteckt. Bei diesen beiden Schaltungen wird das verhalten bei verschiedenen Einganssignalformen untersucht. Dazu wird von einem Signalgenerator zunächst ein Sinussignal, dann eine Rechteckspannung und anschließend eine Dreiecksspannung erzeugt und diese als Einganssignal für die jeweilige Schaltung genutzt. Auf eienm Oszilloskop wird dann das Ausgangsignal dargestellt. Zudem wird auch hier das Frequenzverhalten des Verstärkungsfaktors untersucht.

#### 4.3 Der Schmitt-Trigger

Für die Untersuchung des Schmitttriggers wird der Operationsverstärker nach Abbildung 4 als Schwellwertschalter beschaltet. Durch almähliches erhöhen der Amplitude des eingespeisten Snussignals wird durch gleichzeitige Spannungsmessung der Kippunkt ermittelt an welchem der Trigger durchschaltet und sperrt.

#### 4.4 Der Signalgenerator

Beim Signalgenerator wederden Schmitttrigger und Umkehrintegrator hintereinander geschaltet und die Signalformen werden genauer untersucht. Die Schaltung wird hier



 ${\bf Abbildung} \ {\bf 2:} \ {\bf Schaltplan} \ {\bf des} \ {\bf Umkehrintegrators}.$ 

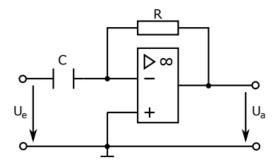
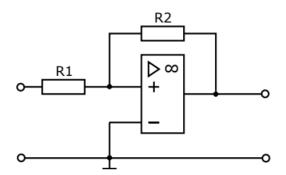


Abbildung 3: Schaltplan des invertierenden Differenzierers.



 ${\bf Abbildung~4:~Schaltplan~des~Schmitt-Triggers.}$ 

nach Abbildung 5 aufgebaut.

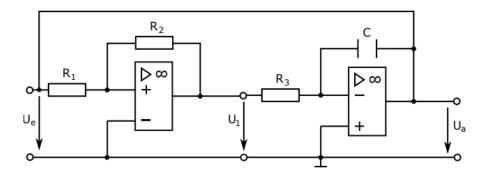


Abbildung 5: Schaltplan des Signalgenerators.

# 5 Auswertung

In diesem Kapitel werden die aufgenommenen Messwerte ausgewertet.

#### 5.1 Der Invertierende-Linearverstärker

Bei dieser ersten Schaltung wurden für zwei verschiedene Widerstandsverhältnisse Eingangs- und Ausgangsspannung,  $U_a$  und  $U_e$ , sowie der zeitliche Versatz  $\Delta t$  der beiden Signalamplituden vom Oszilloskop abgelesen. Zunächst wird dann der Verstärkungsfaktor x mithilfe der von Gleichung 6 berechnet und in Abbildung 6 gegen die Frequenz f des Eingangsignals aufgetragen. Der Phasenverschiebungswinkel  $\phi$  wurde dann über Gleichung 7 errechnet und in Abbildung 7 ebenfalls gegen die Frequenz aufgetragen.

$$x = \frac{U_a}{U_e} \tag{6}$$

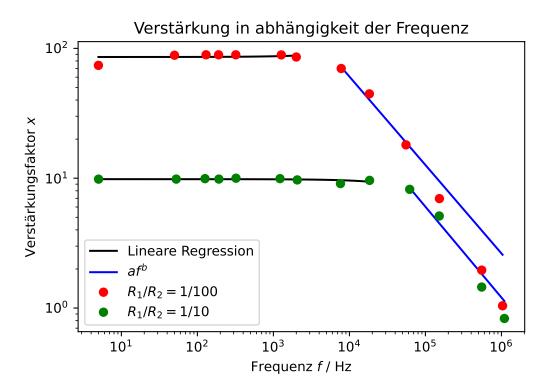
$$\phi = 2\pi f \Delta t \tag{7}$$

An die konstanten Plateubereiche der Verstärkungskurve wurde je eine Grade nach der Vorschrift x(f) = af + b mit den Parametern:

$$\begin{aligned} a_{1/100} &= 0.001 \pm 0.003 \\ b_{1/100} &= 85.819 \pm 2.946 \\ a_{1/10} &= 0.000 \pm 0.000 \\ b_{1/10} &= 9.834 \pm 0.095 \end{aligned}$$

angepasst. Die Steigungen  $a_{1/100}$  und  $a_{1/10}$  sind vernnachlässigbar klein so das die Verstärkung hier als Konstant betrachtet werden kann. An die in der gewählten doppeltlogarithmischen Darstellung Funktionsabfälle wurden hingegen Kurven der Vorschrift:

$$x = cf^d (8)$$



**Abbildung 6:** Verstärkungskurve des als invertierenden Linearverstärker geschalteten Operationsverstärkers nach Eingangsfrequenz.

angepasst. Daraus folgen die Parameter:

0.0

0.2

$$\begin{split} c_{1/100} &= 32076.147 \pm 16619.806 \\ d_{1/100} &= -0.681 \pm 0.056 \\ c_{1/10} &= 18911.087 \pm 21201.677 \\ d_{1/10} &= -0.699 \pm 0.099 \end{split}$$

# Phasenverschiebung 1.2 - $R_1/R_2 = 1/100$ $R_1/R_2 = 1/100$ $R_1/R_2 = 1/100$ $R_1/R_2 = 1/100$ $R_1/R_2 = 1/100$

**Abbildung 7:** Phasenverschiebung am invertierenden Linearverstärker in Abhängigkeit der Zugangsfrequenz.

0.6

Frequenz f / Hz

0.8

1.0

1e6

Der Frequenzabhängige Verlauf des Phasenverschiebungswinkels gleicht dem eines LR-Gliedes. Er beginnt bei kleinen Freuenzen bei etwa  $\pi$  und strebt dann gegen null.

#### 5.2 Der Umkehrintegrator und der invertierender Differenzierer

0.4

Für den Aufbau des Umkehrintegrators nach Abbildung 2 wurde ein Widerstand von  $R=10\,\mathrm{k}$  und ein Kondensator mit der Kapazität  $C=100\,\mathrm{nF}$  verwendet. Es wurde mit Gleichung 6 erneut der Verstärkungsfaktor berechent und gegen die Frequenz aufgetragen. Im niedrigen Frequenzbereich wurde eine Kurve nach Gleichung 8 angepasst. Die Parameter lauten hier:

$$\begin{split} c_{Int} &= 191.631 \pm 17.526 \\ d_{Int} &= -1.006 \pm 0.034 \end{split}$$

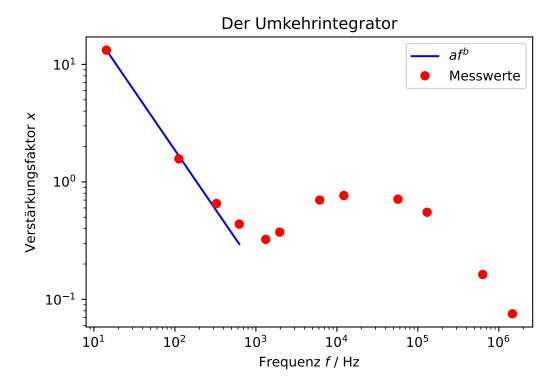
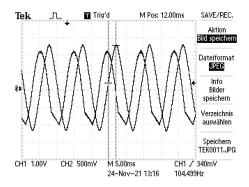
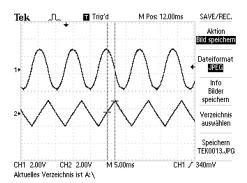


Abbildung 8: Verstärkungskurve des Umkehrintegrators nach Eingangsfrequenz

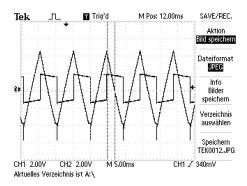
Im Anschluss daran wurde zunächst ein Sinus-, dann ein Dreiecks- und am Ende ein Rechtecksignal auf den Eingang der Schaltung gegen und dann das Eingangs- mit dem Ausgangsignal auf dem Oszilloskop dargestellt. Die Ergebnisse sind in Abbildung 9, Abbildung 10 und Abbildung 11 zu sehen.



**Abbildung 9:** Oszilloskopbeild des Umkehrintegrators bei einer sinusförmigen Eingangsspannung.



**Abbildung 10:** Oszilloskopbeild des Umkehrintegrators bei einer dreieckförmigen Eingangsspannung.

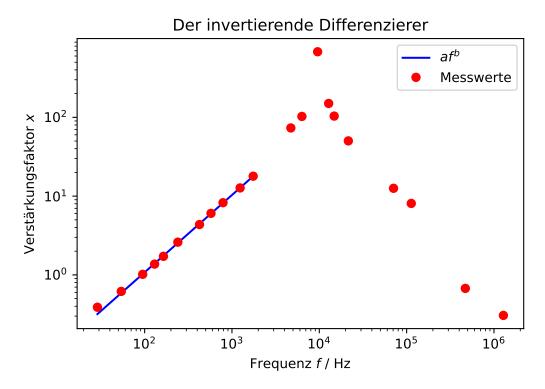


**Abbildung 11:** Oszilloskopbeild des Umkehrintegrators bei einer rechteckförmigen Eingangsspannung.

Beim invertierenden-Differenzierer wurde exakt analog vorgegangen. Die Bauteilwerte des Widerstandes und des Kondensators betrugen hier  $R=100\,\mathrm{k}$  und  $C=22\,\mathrm{nF}$ . Die nach Gleichung 8 angepasste Kurve hat die Parameter:

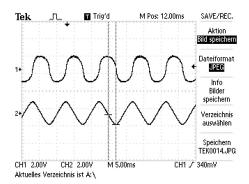
$$\begin{aligned} c_{dif} &= 0.012 \pm 0.000 \\ d_{fif} &= 0.981 \pm 0.005 \end{aligned}$$

und ist im x-f-Diagramm in Abbildung 12 dargestellt. Die Oszilloskopbilder für die verschieden förmigen Eingangssignale sind in Abbildung 13, Abbildung 14 und Abbildung 15 zu sehen.

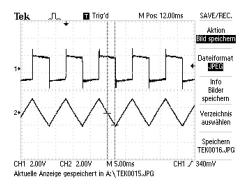


**Abbildung 12:** Verstärkungskurve des invertierenden Differenzierers nach Eingangsfrequenz.

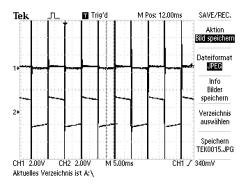
Beim Differentiator wird die Ableitung des Eingangssignal erwartet während beim Integrator die Stammfunktion des Eingangssignals erwartet wird. Für die Dreiecksspannung wird beim Differentiator eine Rechteckspannung mit Spannungsspitzen an den Flanken erwartet. Für die Sinusspannung wird eine Kosinusspannung erwartet und für die Rechteckspannung eine weitere Rechteckspannung. Beim Integrator wird für die Dreiecksspannung ebenfalls eine Sinusspannung erwartet. Für die Rechteckspannung wird eine Dreiecksspannung erwartet während beim der Sinusspannung eine Kosinusspannung erwartet wird



**Abbildung 13:** Oszilloskopbeild des invertierenden Differenzierers bei einer sinusförmigen Eingangsspannung.



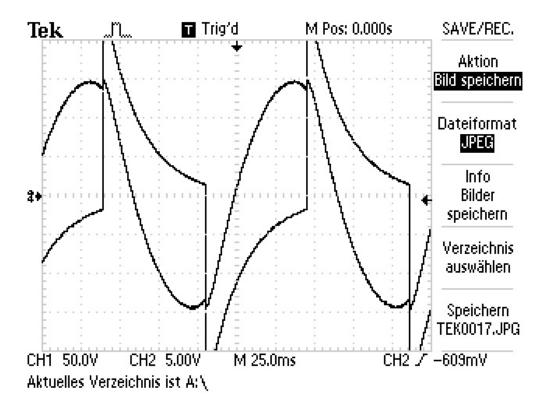
**Abbildung 14:** Oszilloskopbeild des invertierenden Differenzierers bei einer dreieckförmigen Eingangsspannung.



**Abbildung 15:** Oszilloskopbeild des invertierenden Differenzierers bei einer rechteckförmigen Eingangsspannung.

#### 5.3 Nicht-invertierender-Schmitt-Trigger

Zur Realisierung des Schmitttriggers wurde eine Schaltung nach Abbildung 4 mit drei Verschiedenen Widerstandsverhältnissen aufgebaut und jeweils der Kippunkt an welchem die Schaltung durchschaltet bestimmt. In Abbildung 16 ist das Oszilloskopbild der Schaltung an dem Punkt dargestellt an dem die Spannung grade die Schwelle überschreitet. Hieraus können die Kippspannungen abgelesen werden. Sie sind zusammen mit den Widerstandsverhältnissen in Tabelle 1 dargestellt.



**Abbildung 16:** Oszilloskopbild des Spannungsverlaufs am invertierenden Schmitttrigger.

**Tabelle 1:** In der Tabelle sind die Kippspannungen und die Wiederstandsverhältnisse zu sehen.

$R_1/[K]$	$R_2/[{ m K}]$	$U_{kipp}/[{\bf V}]$
1	15	1.1
1	100	0.2
15	100	1.35

## 6 Diskussion

Dieses Kapitel befasst sich mit der Diskussion der im Abschnitt 5 erhaltenen Ergebnisse. In Unterabschnitt 5.1 liegen die Steigungen der an die Plateaus angepassten Funktionen bei Null oder werden von ihrem eigenen Fehler betragsmäßig um ein Vielfaches übertroffen. Dies entspricht absolut der theoretischen Erwartung.

In Unterabschnitt 5.3 wurde der Kippunkt des Schmitttriggers gemessen.

Mögliche Fehler können duuch schlechte Messwerte des Oszilloskops erklärt werden. Das Oszilloskop misst die Spannung immer von der untersten zur obersten Signalspitze. Diese Spannungen liegen oft weit oberhalb der theoretisch messbaren Werte welche durch die Einganspannung beschränkt sind. Sie sind vermutlich auf die interne Schaltung des Operationsverstärkers zurückzuführen und würden in einem zum Beispiel durch ein Niederohmiges Messgeräten belasteten Stromkreis vermutlich nicht auftreten. Zudem kann es schwirig sein das exakte Maximum eines Signals zu finden um den zeitlichen Abstand zu einem anderen Maximum zu bestimmen. Das kann zu Fehlern in der Phasenverschiebung fürhen. Zudem waren die Ausgangsignale des Operationsverstärkers oft mit einem hochfrequenten Rauschen überlagert was bei der exakten vermessung der Signale zu Problemen führt.