# Versuch 4 Halbleiterdioden und ihre Anwendung

# **Einleitung**

In den folgenden Versuchen wurden die Eigenschaften von mehreren Halbleiterdioden untersucht. Außerdem wurde sich mit den Kennwerten von Gleichrichterdiode, Z-Diode, Leuchtdiode und Fotodiode vertraut gemacht.

## Verwendete Geräte

- Oszilloskop Tektronix TDS 2002C
- Funktionsgenerator Hameg 8131-2
- Digitalvoltmeter (DV) Fluke Typ 83/V

## Versuch 4.1: Gleichrichterdiode 1N4006

#### Aufbau

Mit den Schaltungen gemäß Bild 2 und Bild 3 werden Gleichstrom-Kennlinien einer Diode vom Typ 1N4006 zwischen -10V und +0.8V aufgenommen, sowie verschiedene Kennwerte gemessen. Als Betriebsspannung der Schaltungen soll eine Spannung von maximal 10V verwendet werden.

In Durchlassrichtung der Gleichrichterdiode wurde ein Vorwiderstand  $R_V=100\Omega$ genutzt (im Vorbereitungsskript berechnet  $R_V=92\Omega$ , verwendet  $R_V=99,9\Omega$ ) In Sperrrichtung wurde ein Vorwiderstand von  $R_V=510\Omega$ verwendet (gemessen 502,6 Ohm)

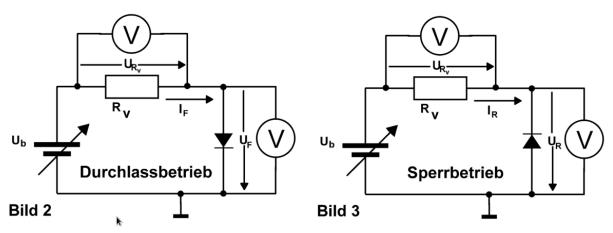


Abbildung 1. Aufbau der gemessenen Schaltung von Dioden.

## Kennlinie Gleichrichterdiode 1N4006

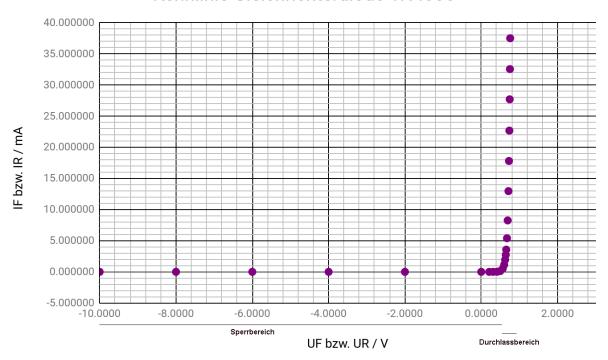


Abbildung 2. Kennlinie Gleichrichterdiode 1N4006

#### Messwerte

Kennlinie Gleichrichterdiode 1N4006

Aus den Messungen ist klar zu beobachten, dass der Verlauf den Erwartungen einer Gleichrichterdiode entspricht.

$$I_R = 0.784 \, nA$$

Datenblatt:  $I_R=0.05\mu A=50nA$  bei  $U_R=0.93V$  und  $\vartheta=25^{\circ}C$  Messwerte:  $I_R=0.784nA$  bei  $U_R=10.0004V$  und  $\vartheta=25^{\circ}C$ 

**Abweichung: 0,1568%** 

Bei kleineren Spannungswerten ist die Stromstärke mit hoher Steigung sehr gering verändert.  $U_F = 0.93V$  liegt noch am kleinen Bereich und dadurch wird  $I_R$  größer und der Strom ist nicht zu stark gesperrt.

Durchlassspannung  $U_F$  bei  $I_F=10mA,20mA,30mA$   $I_F=10mA=I_{R_V} \ \to U_{R_V} \ \to U_F$ 

Tabelle 2. Durchlassspannung  $\mathcal{U}_F$ 

IF (mA)	URV (V)	UF (V)
9	0.9	0.692
10	1	0.697
11	1.1	0.701
19	1.9	0.726
20	2	0.727
21	2.1	0.73
29	2.9	0.742
30	3	0.744
31	3.1	0.746

## Differenzieller Widerstand

 $r_{D@10mA}=696,5\,\Omega$ 

 $r_{D@20mA}=728\,\Omega$ 

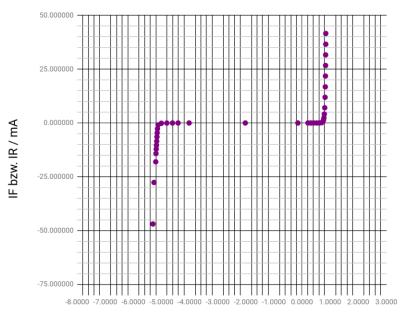
 $r_{D@30mA}=744\,\Omega$ 

## Versuch 4.2: Zenerdiode - Z-Diode ZPD5.1

### Aufbau

Analog zu 4.1 soll die Kennlinie und verschiedene Kennwerte einer Zenerdiode aufgenommen werden. Die Schaltungen entsprechend Bild 2 und 3 werden mit der Diode ZPD 5.1 aufgebaut. Im Sperr- und Durchlassbetrieb wurde der Widerstand  $R_V=100\,\Omega$  verwendet.

## Kennlinie Z-Diode ZPD5.1



UF bzw. UR / V

Abbildung 3. Kennlinie Z-Diode ZPD 5.1

Aus dem Datenblatt wurden ermittelt:

- Die maximal zulässige Verlustleistung an der Diode  $P_{Vmax} = 500mW$
- Die Zener-Spannung  $U_Z = 4.8V 5.4V$
- Sowie den zugehörigen Zener-Strom  $I_Z = 5mA$

Bei Betrieb darf, im Durchbruchbereich der Spannungsabfall an der Diode wie in Abbildung 3 gezeigt, mit einem parallel zur Diode geschalteten Voltmeter oder Oszilloskop gemessen werden. Da der Widerstand der Diode viel kleiner als der des Voltmeters / Oszilloskops ist.

Tabelle 1. Messungen der URv bzw. UR bei UB im Bereich 10V – 7V

U <sub>B</sub> / V	U <sub>F</sub> bzw. U <sub>R</sub> / V	U <sub>RV</sub> / V	I <sub>F</sub> bzw. I <sub>R</sub> / mA	R <sub>V</sub> / Ohm
-10.0000	-5.3050	-4.696	-46.960000	100
-8.0000	-5.2660	-2.7660	-27.660000	100
-7.0000	-5.2050	-1.8050	-18.050000	100

Die Spannungen, welche an der Diode abfallen, sind sehr unterschiedlich. Im Gegensatz dazu sind die Spannungen von R sehr stabil. Das zeigt den Effekt, dass die Diode sehr flexibel ist, um den Spannungsabfall an dem Widerstand zu stabilisieren.

# Versuch 4.3: Leuchtdiode (LED) LL504

#### Aufbau

Eine Leuchtdiode vom Typ LL 504 soll in Durchlassrichtung an eine Versorgungsspannung von 5V DC angeschlossen werden. Die Schaltung Bild 2 wird verwendet.

Der Vorwiderstand = 100 Ohm (99,9 Ohm) wurde verwendet.

#### Wir haben:

- Maximale zulässige Verlustleistung an der Diode  $P_{Vmax} = 100mW$
- Maximal zulässige Sperrspannung  $U_{max} = 5V$
- Maximal dauerhaft zulässigen Durchlassstrom  $I_{Fmax} = 35mA$
- Empfohlenen Betriebsstrom  $I_F = 20m$
- Zugehörige Durchlassspannung  $U_F = 2.8V 4V (3.6 = Typ)$

#### Gemessene Werte:

$$U_{R_V} = 2,091V \rightarrow I_{R_V} = \frac{2,091}{100} = 20,91 \text{ mA}$$
  
 $U_F = 2,927 \text{ V}$ 

$$P_R = \frac{2,091^2}{100} = 0,043 W = 43 mW$$
  
 $P_{max} = 100 mW$ 

→ Ein sicherer Betrieb der Schaltung ist gewährleistet.

## Versuch 4.4: Fotodiode BPW 34

### Aufbau

Eine Fotodiode vom Typ BPW 34 wird bei  $U_B=5V\ DC$  mit  $R_V=10k\Omega$  in Sperrbetrieb betrieben

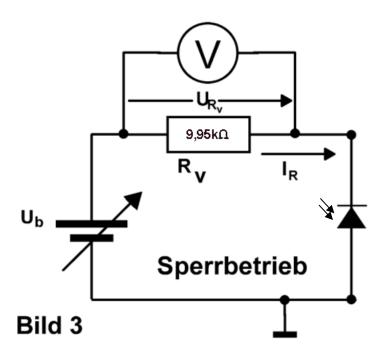


Abbildung 2. Schaltung in Sperrbetrieb Messung von Fotodiode

### Messdaten:

 $U_{R_V}$  (mit Flashanfall) = 110mV und  $I_{R_V}=11\mu A$   $U_{R_V}$  (natürlich in Raum) = 58,4mV und  $I_{R_V}=5,87\mu A$   $U_{R_V}$  (dunkel) = 3,3mV und  $I_{R_V}=0,33\mu A$ 

Bei Lichteinfall (mit Handylicht)  $\it E_A=160lx$ 

Natürliches Licht im Raum  $E_A = 100 lx$ 

Dunkelheit  $E_A = \cdots$  (ab ca. 0,75µA(I) fängt die Fotodiode an Strom durchzulassen, der Strom 0,33µA ist zu klein.)

# Versuch 4.5: Einweggleichrichtung

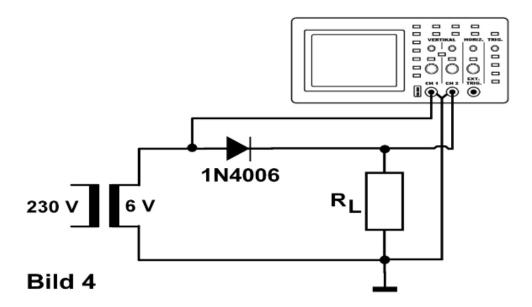
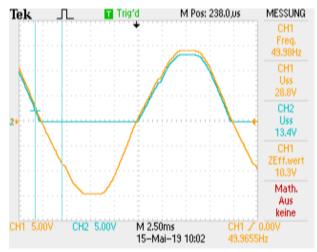


Abbildung 3: Schaltung mit Lastwiderstand, Einweggleichrichter und Oszilloskop Der Lastwiderstand besitzt einen Wert von  $470\Omega$ 



TDS 2002C - 11:02:05 15.05.2019

## Abbildung 4

Im Oszilloskop Diagramm ist die Ausgangsspannung (CH2) in blau und die Eingangsspannung (CH1) in gelb dargestellt. Die 1N4006er Diode dient hierbei als Sperr-Bauteil welches den Wechselspannungsanteil heraus filtert. Dies ist im Diagramm zu erkennen.

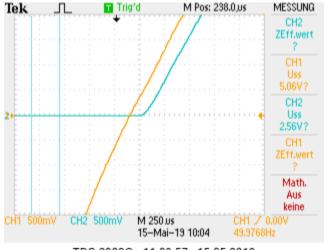
Messdaten: (siehe Abbildung 4)

 $U_{A,Eff}=6.7V$ 

 $\hat{\mathbf{U}}_A = 13,4V$ Frequenz = 50 Hz

 $P_{Widerstand} = 450 \ mW$ 

 $P_{Diode} = 21 \, mW$ 

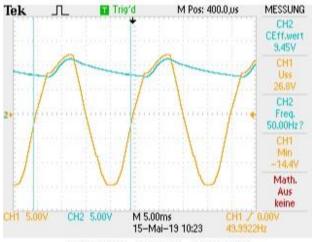


Bei einem näheren Betrachten, der beiden Signale ist der Effekt der Diode noch deutlicher zu erkennen. Hier steigt die Ausgangsspannung erst bei einem Wert von  $U_{Eingang}=0,7V$ , was bei dieser Art von Diode auch zu erwarten ist.

TDS 2002C - 11:03:57 15.05.2019

Abbildung 5

Im zweiten Versuchsteil wird ein Glättungskondensator mit einer Kapazität von  $220\mu F$ in die Schaltung eingesetzt und die Schaltung wird spannungsfrei gemacht.



TDS 2002C - 11:22:58 15.05.2019

In Abbildung 6 ist der Spannungsverlauf über den Kondensator (blauer Channel) zu erkennen. Erstaunlich hierbei ist der leichte Einbruch der Spannung von Channel 1 in jeder Periode sobald diese den Wert der in Channel 2 vorhandenen Spannung übertritt. Dies ist dadurch zu erklären, dass die gesamte Schaltung spannungsfrei gemacht wurde. Es wird also der Kondensator aufgeladen sobald die Spannung von CH1 die von CH2 überschreitet. Die restliche Zeit entlädt er sich langsam bis eine neue Periode des CH1 dafür sorgt, dass er sich wieder auflädt.

Messdaten (Multimeter):

 $U_{Ausgang}=8,\!87V$ 

 $U_{Ausgang,Brumm} = 1,1V$ 

Die Brummspannung beschreibt den Wechselspannungsanteil dieser, durch den Glättungskondensator, angepassten Spannungskurve. Eine Brummspannung tritt immer auf, wenn Wechselspannungen in Gleichspannungen umgewandelt werden. Da eine Diode Wechselspannungsanteile herrausfiltert kommt auch hier eine Brummspannung vor. Die Höhe einer solchen Brummspannung ist von der Kapazität des Kondensators abhängig. Ist diese groß genug kann er den Brummspannungsanteil verkleinern da er besonders flache Entladungskurve besitzt.

Versuch 4.6: Gleichspannungsnetzteil mit Vollweggleichrichter

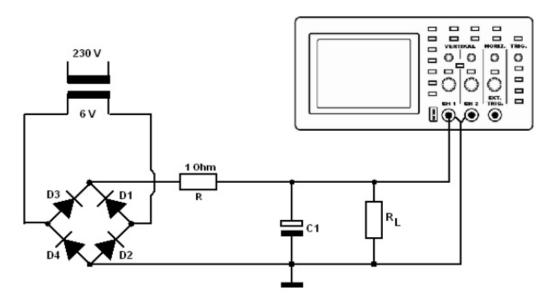


Bild 5

Abbildung 7: Vollweggleichrichter mit angeschlossenem Osziloskop

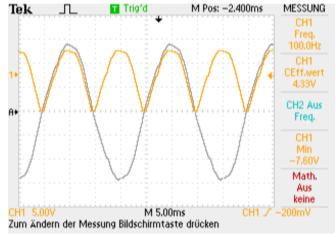
Im ersten Versuchsteil wird der Glättungskondensator  $C_1$  mit  $220 \mu F$  rausgelassen. Der Lastwiderstand sei wieder  $R_L=470 \Omega$ 

Messwerte: (siehe Abbildung 8)

 $U_{Ausgang,Eff} = 4,33 V$ 

 $F_{Eingang} = 50 Hz$ 

 $F_{Ausgang} = 100 \, Hz$ 

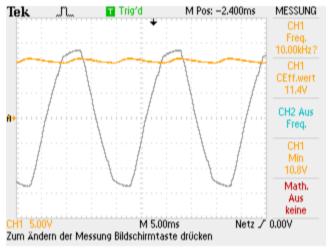


TDS 2002C - 11:35:41 15.05.2019

Abbildung 8

Vergleicht man die Messdaten des Vollweggleichrichters mit den des Einweggleichrichters, wird schnell klar, was ein Vollweggleichrichter macht. Dieser ist in der Lage die Frequenz der Eingangsspannung zu verdoppeln da in beide Stromflussrichtungen der Lastwiderstand von der gleichen Seite mit Strom versorgt wird. Dies hat enorme Vorteile in der Anwendungstechnik und wird deshalb in nahezu allen elektronischen Bauteilen verwendet. Gleichzeitig ist aber bei gleicher Eingangsspannung die Ausgangsspannung (im Diagramm in gelb) geringer. Dies liegt an der extra Diode welche in jede Stromflussrichtung eingebaut werden muss, damit der Vollweggleichrichter funktioniert.

Im zweiten Versuchsteil wird wieder ein Glättungskondensator mit einer Kapazität von  $220\mu F$  in die Schaltung eingesetzt und die Schaltung wird spannungsfrei gemacht.



TDS 2002C - 11:43:35 15.05.2019

Auch hier ist die doppelte Frequenz zu erkennen, da auch bei negativen Spannungen der Kondensator anfängt sich aufzuladen. Die Ausgangsspannung fällt stetig ab und hat nur in den Maxima/Minima eine kurze Steigung.

$$U_{Ausgang,Eff} = 11,4 V$$

Abbildung 9

$R_L/\Omega$	$U_E/V$	$U_A/V$	$U_{Brumm}/V$	w in [%]
4700	10,17	12,7	0,0368	0,41
1000	10,02	12,02	0,1525	1,79
470	9,86	11,37	0,2932	3,65
220	9,56	10,42	0,5391	7,32

Wie in der Tabelle zu sehen ist, sind verschiedene Lastwiderstände benutzt worden, um deutlich zu machen, dass die Eingangsspannung mit dem Lastwiderstand verbunden ist. Wenn dieser kleiner wird fließt mehr Strom hindurch was den parallel geschalteten Kondensator weniger aufnehmen lässt. Auch

die Restwelligkeit ist abhängig von der Größe des Lastwiderstandes und zwar antiproportional zu seiner Größe. Die Welligkeit lässt sich wie folgt berechnen.

$$w = \frac{U_{Brumm}}{U_{DC,Ausgang}} * 100[\%]$$