Praktikum 4 – Versuch 425: Elektronisches Rauschen

Jonas Wortmann
1* and Angelo Brade^{1*}

^{1*}Rheinische Friedrich-Wilhelms-Universität, Bonn.

*Corresponding author(s). E-mail(s): s02jwort@uni-bonn.de; s72abrad@uni-bonn.de;

1 Einleitung

In jedem elektrischen Schaltkreis ist ein elektronisches Rauschen vorhanden. Dieses Rauschen setzt sich aus dem Johnson-Rauschen und dem Schrotrauschen zusammen. Das Johnson-Rauschen ist temperaturabhängig, daraus lässt sich die Boltz-Mann-Konstante bestimmen. Das Schrotrauschen wird durch die Quantelung der Elementarladung hervorgerufen. Die Größe der Elementarladung lässt sich damit bestimmen.

2 Bandbreite

2.1 Theoretischer Hintergrund

Die Bandbreite gibt die Breite eines Frequenzsbands an. Da das elektronische Rauschen von der Bandbreite abhängig ist, wird diese mit einem Bandpass vorgegeben. Ein Frequenzband einer bestimmten Breite kann mit einem Hochund Tiefpass in Serie (auch Bandpass) erzeugt werden. Die im Versuch verwendete Anordnung ist in Abb. (1) gezeigt.

Die effektive Bandbreite wird mit der Verstärkung

$$G(f) = \frac{V_{\text{output}}^{\text{RMS}}}{V_{\text{input}}^{\text{RMS}}}$$
 (1)

bestimmt

$$\Delta f_{\text{eff}} = \int df G^2(f) = \int df G_{\text{LP}}^2(f) G_{\text{HP}}^2(f), (2)$$

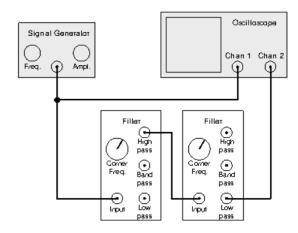


Abbildung 1 Schaltplan des Bandpass.[1]

mit der Tiefpassverstärkung $G_{LP}(f) = (1 + (f/f_l)^4)^{-1/2}$ und der Hochpassverstärkung $g_{HP}(f) = (f/f_h)^2 (1 + (f/f_h)^4)^{-1/2}$. f_h und f_l sind die eingestellten Grenzfrequenzen von Hochund Tiefpass.

2.2 Durchführung & Auswertung

Die Bandbreite wird für $f_h = 1\,\mathrm{kHz}$ und $f_l = 10\,\mathrm{kHz}$ bestimmt. Mit dem Frequenzgenerator werden, für eine konstante Eingangsspannung, verschiedene Frequenzen von $2\,\mathrm{Hz}$ bis $8\,\mathrm{MHz}$ eingestellt und die Ausgangsspannung gemessen. Daraus bestimmt sich jeweils die Verstärkung und damit die Bandbreite.

3 Johnson-Rauschen

3.1 Theoretischer Hintergrund

Das Johnson-Rauschen¹ entsteht durch thermodynamische Fluktuationen der Elektronen im Leitungsband. Dies geschieht, im Vergleich zum Schortrauschen, ohne, dass eine Spannung angelegt ist Elektronen bewegen sich im thermischen Gleichgewicht ungeordnet aufgrund ihrer thermischen Energie wodurch sie kurze Spannungsbzw. Strompulse erzeugen. Mit Hilfe von sensitiven Messgeräten kann dieses Rauschen untersucht werden.

Der formale Zusammenhang der mittleren quadratischen Rauschspannung in einem Widerstand R ist

$$\overline{V^2} = 4k_{\rm B}TR\Delta f,\tag{3}$$

mit der Temperatur T und der Bandbreite Δf .

3.2 Durchführung & Auswertung: Beobachtung des Johnson-Rauschens

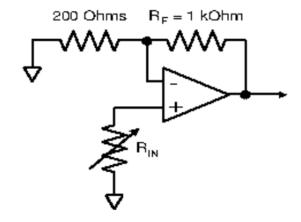
Das JOHNSON-Rauschen wird im Vorverstärkerschaltkreis aus Abb. (2) beobachtet. Diese Schaltung befindet sich in der LLE-Box Abb. (3), welche entsprechend verkabelt werden muss. Zur Beobachtung wurden folgende Werte eingestellt

$$R_{\rm in} = 100 \,\mathrm{k}\Omega, R_{\rm f} = 1 \,\mathrm{k}\Omega. \tag{4}$$

Die LLE-Box wurde dann mit der HLE-Box Abb. (4) verbunden. Die Einstellung der HLE-Box war

$$f_h = 0.1 \,\text{kHz}, f_l = 100 \,\text{kHz}, \text{Gain} = 300, \text{AC}.$$
 (5)

Parameter	Wert (Fehler)
m	$1.51(11) \times 10^{-15}$
b	$7.04(29) \times 10^{-12}$
Tabelle 1	
Widerstandsabh	ängigkeit
modelliert mit	
$V_J^2(t) + V_N^2(t) (E$	$R(R) = m \cdot R + b$



 ${\bf Abbildung~2~Vorverst\"{a}rkerschaltkreis~zur~Beobachtung} \\ {\bf des~Johnson-Rauschen.[1]}$

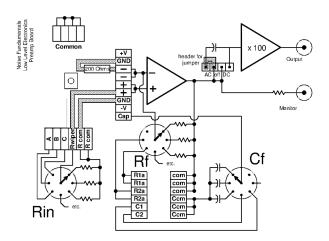


Abbildung 3 Die LLE–Box zur Messung und Beobachtung des JOHNSON–Rauschen.[1]

Parameter	Wert(Fehler)
f_l	10104(56)
f_h	100.50(17)
Tabelle 2	
Frequenzabhäng	gigkeit modelliert
$mit G_{LP}(f) = [$	$1 + (f/f_l)^4 \Big]^{-1/2}$
und $G_{\mathrm{HP}}(f) =$	- 1/0
$(f/f_h)^2 [1 + (f/f_h)^2]$	$(f_h)^4]^{-1/2}$

4 Schortrauschen

$4.1 \quad Theoretischer \ Hintergrund$

Literatur

[1] Praktikumsleitung: P425 elektronisches rauschen. Universität Bonn (2016)

¹auch thermisches Rauschen

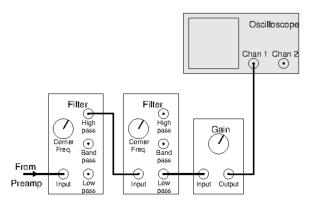
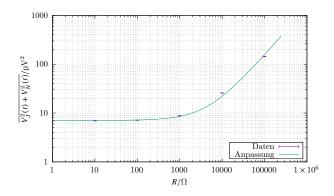


Abbildung 4 HLE–Box zur Messung und Beobachtung des JOHNSON–Rauschen.[1]



 $\frac{\textbf{Abbildung}}{V_J^2(t)+V_N^2(t)} = \frac{\textbf{5} \ \text{Widerstandsabhängigkeit}}{V_{\text{meter}} \frac{10\,\text{V}}{(600\cdot G_2)^2}}$ mit

$$\begin{array}{c|c} \textbf{Parameter} & \textbf{Wert(Fehler)} \\ \hline m & 7.943(69) \times 10^{-17} \\ \text{b} & 7.5(45) \times 10^{-15} \end{array}$$

Tabelle 3
Bandbreitenabhängigkeit modelliert mit $V_J^2(t) + V_N^2(t) (\Delta f_{\text{eff}}) = m \cdot \Delta f_{\text{eff}} + b$

Paramet	${ m er} \qquad { m Wert}({ m Fehler})$
m	$4.049(38) \times 10^{-14}$
b	$2.690(87) \times 10^{-19}$
Tabelle 4	Stromabhängigkeit

modelliert mit $\delta i^2(i_{\rm dc}) = m \cdot i_{\rm dc} + b$

$$\begin{array}{c|c} \textbf{Parameter} & \textbf{Wert(Fehler)} \\ \hline m & 2.784(56) \times 10^{-23} \\ \text{b} & -2.2(30) \times 10^{-21} \\ \hline \textbf{Tabelle 5} & \textbf{Frequenzabhängigkeit} \\ \hline \text{modelliert mit } \overline{\delta i^2}(f) = m \cdot f + b \\ \hline \end{array}$$

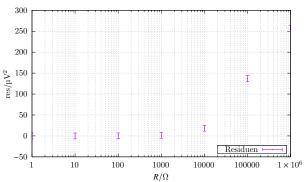


Abbildung 6 res = $\overline{u^2} - \hat{\overline{u^2}}$

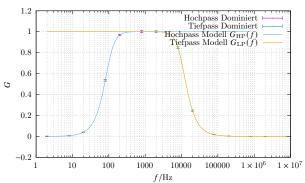
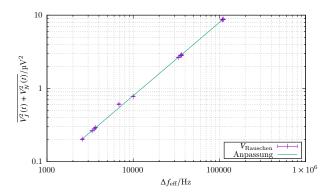


Abbildung 7 $G = \frac{U_{\text{RMS}}}{U_{0, \text{RMS}}}$



 $\frac{\textbf{Abbildung}}{V_J^2(t) + V_N^2(t)} = \frac{8}{V_{\text{meter}}} \frac{10\,\text{V}}{(600\cdot G_2)^2} \text{ und } \Delta f_{\text{eff}} = \frac{f_l^4\pi(f_l - f_h)}{2^{3/2}(f_l^4 - f_h^4)}$

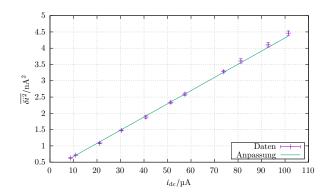


Abbildung 9 Stromabhängigkeit mit $\overline{\delta i^2} = \frac{V_{\mathrm{meter}} 10 \, \mathrm{V}}{(100 G_2 R_f)^2}$ und $i_{\mathrm{dc}} = -\frac{V_{\mathrm{monitor}}}{R_f}$

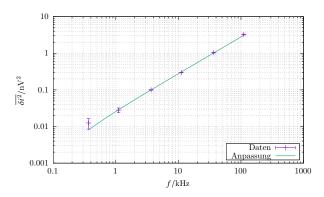


Abbildung 10 Frequenzabhängigkeit mit $\overline{\delta i^2} = \frac{V_{\text{meter }10\,\text{V}}}{(100G_2R_f)^2}$