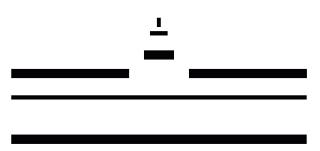
Versuchsprotokoll E2

Wheatstonesche Brücke & Thermoelement

10.12.2014



Alexander Schlüter, Josh Wewers, Frederik Edens

Gruppe 15/mi
alx.schlueter@gmail.com
joshw@muenster.de
f_eden01@wwu.de

Inhaltsverzeichnis

1.	Einf	Einführung					
	1.1.	Wheatstonesche Brücke					
	1.2.	Therm	noelement	4			
		1.2.1.	Seebeck-Effekt	4			
		1.2.2.	Peltier-Effekt	5			
2.	Vers	suche		5			
	2.1.	Wheat	stonesche Brücke	5			
		2.1.1.	Gleichstrombrücke	5			
		2.1.2.	Wechselstrombrücke zur Kapazitätsbestimmung	6			
		2.1.3.	Wechselstrombrücke zur Kapazitäts- und Widerstandsbestimmung				
			eines RC-Gliedes	8			
		2.1.4.	Maxwellbrücke	9			
	2.2.	Therm	noelement	10			
3.	Auswertung 1						
	3.1.	Wheat	stonesche Brücke	11			
	3.2.	Therm	noelement	12			
Α.	Anh	ang		14			
	A.1.	Fehler	rechnung	14			
		A.1.1.	Ohmscher Widerstand	14			
		A.1.2.	Reihen- und Parallelschaltung	14			
		A.1.3.	Kapazitäten	15			
		A 1 4	Maxwellbrücke	15			

1. Einführung

1.1. Wheatstonesche Brücke

Die Wheatstonesche Brücke ist eine Schaltung zur Bestimmung eines unbekannten ohmschen Widerstandes R_1 . Dazu werden bekannte Widerstände R_2 bis R_4 so gewählt, dass der in der Mitte des Schaltbildes gemessene Strom I_M verschwindet. Bei der

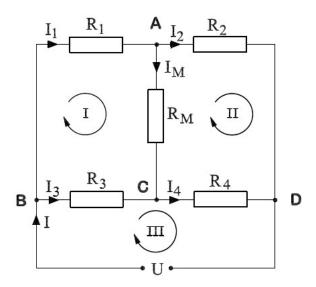


Abbildung 1: Wheatstonesche Brücke

Gleichstrombrücke werden die Widerstände R_3 und R_4 durch ein Potentiometer ersetzt. Es gilt der Zusammenhang:

$$R_x = \frac{l}{L - l} \cdot R_2 \tag{1.1}$$

Dabei ist R_x der unbekannte Widerstand.

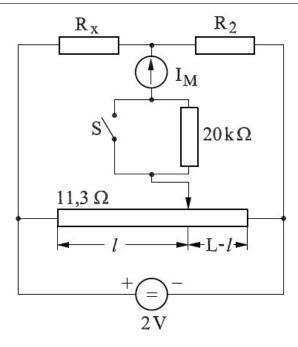


Abbildung 2: Gleichstrombrücke

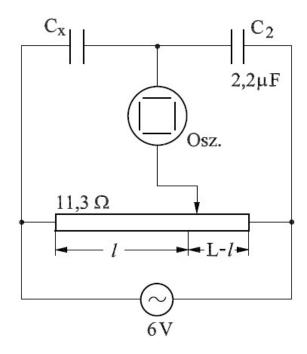


Abbildung 3: Wechselstrombrücke (C-Bestimmung)

Die Brücke kann angepasst werden, um allgemeine komplexwertige Impedanzen zu

bestimmen. Die Kapazität C eines Kondensators (vgl. Schaltbild Abb. 3) ergibt sich aus

$$C_x = \frac{L - l}{l}C_2 \tag{1.2}$$

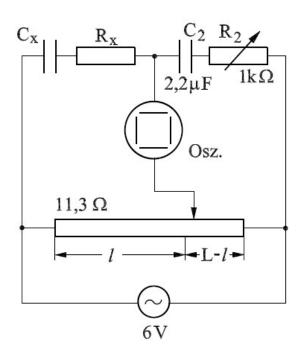


Abbildung 4: Wechselstrombrücke (C- und R-Bestimmung)

Wird eine Kapazität C_x mit einem ohmschen Widerstand R_x in Reihe geschaltet, so können dieses mittels Wechselstrombrücke Abb. 4 bestimmt werden:

$$R_x = \frac{l}{L-l} \cdot R_2$$
 und $C_x = \frac{L-l}{l} \cdot C_2$ (1.3)

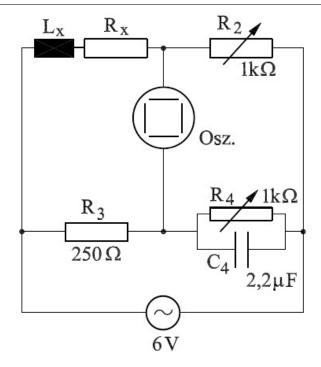


Abbildung 5: Maxwell-Brücke

Durch die Maxwellbrücke (Abb. 5) kann eine unbekannte Induktivität L_x in Serie mit einem ohmschen Widerstand R_x ermittelt werden:

$$R_x = \frac{R_3}{R_4} R_2$$
 und $L_x = R_2 R_3 C_4$ (1.4)

Die Abbildungen wurden aus¹ übernommen.

1.2. Thermoelement

1.2.1. Seebeck-Effekt

Unter dem Seebeck-Effekt versteht man das Auftreten einer Spannung zwischen zwei Leiterenden, wenn längs des Leiters ein Temperaturgradient vorliegt. Die Spannung entsteht aus dem bestreben der Elektronen von dem wärmeren Enden, mit mehr kinetischer Energie, zu dem kälteren Ende mit einer höheren Elektronendichte zu kommen. Diese auftretende Spannung nennt sich Thermospannung und ist proportional zur Temperatur-

 $^{^{1}}$ anleitung-ws2014.

differenz der Leiterenden. Es gilt

$$\Delta U \sim \Delta T \Rightarrow \Delta U = \alpha_A \Delta T.$$
 (1.5)

Der Faktor α_A heißt See
eckkoeffizient. Dieser Effekt ist jedoch so nicht messbar, deswegen wird der See
eckkoeffizient, wie in Abbildung 6 dargestellt, bestimmt. Dies führt zu der Formel

$$\Delta U_{AB} = \alpha_A \cdot \Delta T - \alpha_B \cdot \Delta T = \alpha_{AB} \cdot \Delta T \tag{1.6}$$

 $mit \ \alpha_{AB} = \alpha_A - \alpha_B.$

1.2.2. Peltier-Effekt

Der Peltier-Effekt beschreibt die Umkehrung des Seebeck-Effekts, durch einen Aufbau ähnlich Abbildung 6 wird nun ein konstanter Strom I geleitet. Dabei kühlt sich ein Ende ab, während sich das andere erhitzt. Zwischen der umgesetzten Peltierwärme \dot{Q} und dem Strom I gilt

$$\dot{Q} = \pi_{AB} \cdot I \text{ mit } \pi_{AB} = \alpha_{AB} \cdot T. \tag{1.7}$$

2. Versuche

2.1. Wheatstonesche Brücke

2.1.1. Gleichstrombrücke

Für den ersten Versuchsteil wird eine Gleichstrombrücke entsprechen Abbildung 2 aufgebaut. Der Widerstand R_2 war auf dem Bauteil mit $270\,\Omega$ angegeben. Wir nehmen eine Unsicherheit von $\pm 0.5\,\Omega$ an. Die Gesamtlänge des Potentiometers beträgt $L=(100.0\pm0.1)\,\mathrm{cm}$. Nacheinander werden als unbekannter Widerstand R_x ein Widerstand mit der Kennzeichnung E4/8, ein Widerstand mit der Kennzeichnung E4/2, beide Widerstände in Reihe, beide Widerstände parallel und eine Spule angeschlossen. Die Spule verhält sich bei Gleichstrom genau wie ein ohmscher Widerstand. Bei jedem der unbekannten Widerstände wird die Stellung des Potentiometers gesucht, bei der Strom I_M verschwindet. Dazu wird zunächst ein Schutzwiderstand mit dem Strommessgerät in Reihe geschaltet um dieses vor Überlastung zu schützen. Ist der Strom fast 0 wird der Schutzwiderstand durch betätigen eines Schalters kurzgeschlossen, so dass das Potentio-

meter mit höherer Genauigkeit eingestellt werden kann. Wenn kein messbarer Strom mehr fließt wird die Abgleichbedingung als erfüllt angenommen, und das linke Streckenstück l als Messwert genommen. Mithilfe von (1.1) lässt sich R_x errechnen. Zusammen mit der Fehlerrechnung aus dem Anhang erhalten wir so

	l [cm]	$R_x [\Omega]$
E4/8	$41,8 \pm 0,1$	$193,92 \pm 0,94$
E4/2	$32,1 \pm 0,1$	$127,64 \pm 0,66$
Reihenschaltung	54.4 ± 0.1	$322,11 \pm 1,59$
Parallelschaltung	$22,1 \pm 0,1$	$76,60 \pm 0,48$
Spule	$48,4 \pm 0,1$	$253,26 \pm 1,22$

Tabelle 1: Messwerte und errechnete Widerstände

Die Widerstände bei Parallel- und Reihenschaltung lassen sich auch anhand der bekannten Gesetze für Parallel- und Reihenschaltung errechnen. Es gilt für Reihenschaltung

$$R_r = R_1 + R_2$$

und für Parallelschaltung

$$R_p = \frac{1}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

Dadurch erhalten wir rechnerische Vergleichswerte. Die Fehlerrechnung ist im Anhang

	Rechnerisch $[\Omega]$	Gemessen $[\Omega]$
Reihenschaltung	$321,56 \pm 1,59$	$322,11 \pm 1,59$
Parallelschaltung	$76,98 \pm 0,18$	$76,60 \pm 0,48$

Tabelle 2: Vergleich mit Gesetz für Parallel- bzw. Reihenschaltung

2.1.2. Wechselstrombrücke zur Kapazitätsbestimmung

Bei der Wechselstrombrücke verwendet man die Verallgemeinerung von Widerständen auf Impendanzen. Der Schaltkreis wird entsprechend Abbildung 3 aufgebaut. Das Oszilloskop muss in diesem Versuch anstelle des Strommessgerätes verwendet werden, da Wechselstrom angelegt wird. Normale Messgeräte sind häufig zu träge um Stromverlauf bei Wechselstrom anzuzeigen und zeigen daher stattdessen das arithmetische Mittel

des Stroms an. Das arithmetische Mittel einer Sinus-Welle ist 0, so dass auch ohne Erfüllung der Abgleichbedingung ein normales Messgerät anzeigen könnte, dass kein Strom fließe. Ansonsten entspricht der Aufbau im Wesentlichen der Gleichstrombrücke. Für die Kapazität des Kondensators C_2 ist auf dem Bauteil $C_2 = 2,2\,\mu\text{F}$, als Unsicherheit nehmen wir $\pm 0,05\,\mu\text{F}$ an. Das Potentiometer ist das selbe wie bei der Gleichstrombrücke $(L=(100,0\pm0,1)\,\text{cm})$. Für C_x werden nacheinander ein kurzer, dicker Kondensator, ein langer, dünner Kondensator, beide in Reihe und beide parallel angeschlossen. Die Abgleichbedingung wird als erfüllt angenommen, wenn das Oszilloskop einen vernachlässigbar kleinen Ausschlag zeigt. Das linke Streckenstück des Potentiometer wird gemessen und in (1.2) eingesetzt. Mit der Fehlerrechnung aus dem Anhang ergeben sich die folgenden Werte

	l [cm]	C_x [µF]
kurzer Kondensator	$80,5 \pm 0,1$	$0,533 \pm 0,013$
langer Kondensator	$30,5 \pm 0,1$	$5,013 \pm 0,117$
beide in Reihe	$82,0 \pm 0,1$	$0,483 \pm 0,012$
beide parallel		

Tabelle 3: Messwerte und errechnete Kapazitäten

Die Gesamtkapazität der in Reihe und parallel geschalteten Kondensatoren lässt sich alternativ auch aus den Kapazitätsgesetz für Reihen- und Parallelschaltung bestimmen. Dieses lautet für Parallelschaltung

$$C_n = C_1 + C_2$$

und für Reihenschaltung

$$C_r = \frac{\frac{1}{C_1}}{+} \frac{1}{C_2}$$

Die entsprechenden Fehlerrechnungen sind im Anhang. Die daraus resultierenden Vergleichswerte lauten:

	Rechnerisch [µF]	Gemessen $[\mu F]$
Reihenschaltung	$0,482 \pm 0,093$	$0,483 \pm 0,012$
Parallelschaltung	$5,546 \pm 0,130$	$5,\!546 \pm 0,\!129$

Tabelle 4: Vergleich mit Gesetz für Parallel- bzw. Reihenschaltung

2.1.3. Wechselstrombrücke zur Kapazitäts- und Widerstandsbestimmung eines RC-Gliedes

Genau wie bei der alleinigen Kapazitätsbestimmung muss auch die gleichzeitige Kapazitätsund Widerstandsbestimmung aus den gleichen Gründen mit einem Oszilloskop anstelle des Strommessgerätes durchgeführt werden. Der Schaltkreis wird Abbildung 4 entsprechend aufgebaut. Bei der Durchführung muss beachtet werden, dass die Gesamtimpendanz $Z_x = R_x + Z_{C_x}$ komplex ist und somit durch das zweite Potentiometer R_2 Real- und Imaginärteil gleichzeitig abgeglichen werden müssen. Das heißt, dass zum herstellen der Abgleichbedingung beide Potentiometer richtig eingestellt werden müssen. Der verwendete bekannte Kondensator C_2 und das eine Potentiometer sind die selben wie im vorherigen Versuch $(C_2 = (2,20 \pm 0,05) \, \mu \text{F}, \, L = (100,0 \pm 0,1) \, \text{cm})$. Schließt man nun verschiedene RC-Glieder, bestehend aus jeweils einem Widerstand und einem Kondensator aus den vorherigen Versuchen in Reihe geschaltet, kann die Kombination aus R_2 und l bestimmt werden, so dass die Abgleichbedingung erfüllt ist. Aus (1.3) lässt sich C_x und R_x errechnen. Die Fehlerrechnung ist im Anhang zu finden. Wir erhalten die folgenden Werte

	l [cm]	$R_2 [\Omega]$	$R_x [\Omega]$	$C_x [\mu F]$
E4/2, kurzer Kondensator	$80,5 \pm 0,1$	36 ± 4	$148,62 \pm 16,56$	$0,533 \pm 0,013$
E4/8, kurzer Kondensator	$80,5 \pm 0,1$	51 ± 4	$210,54 \pm 16,60$	$0,533 \pm 0,013$
E4/8, langer Kondensator	$30,5 \pm 0,1$	441 ± 1	$193,53 \pm 1,05$	$5,013 \pm 0,117$
E4/2, langer Kondensator	$30,5 \pm 0,1$	290 ± 1	$127,\!27 \pm 0,\!77$	$5,013 \pm 0,117$

Tabelle 5: Messwerte und errechnete Kapazitäten, Widerstände

Mit dem langen Kondensator haben wir sehr gute Werte für die Widerstände erhalten. Die errechneten Widerstandswerte unterscheiden sich in diesem Versuch zumindest bei dem langen Kondensator nur in den Nachkommastellen von den in den vorherigen Versuchen erhaltenen Ergebnissen. Bei dem kleinen Kondensator ist dagegen eine relativ deutliche Abweichung erkennbar. Es hat sich bereits während des Versuches gezeigt, dass es schwierig ist den Widerstand R_2 genau einzustellen, so dass wir einen großen Fehler annehmen müssen. Zudem spielen gerade bei kleineren Widerstände konstante Innenwiderstände eine große Rolle. Dennoch liegt durch die relativ groß gewählte Unsicherheit der als richtig angenommene Wert aus den anderen Versuchen noch im Vertrauensintervall. Dass die Widerstände mitunter nicht genau bestimmt werden konnten stellt jedoch

kein größeres Problem da. Diese können auch mit einfacheren Aufbauten sehr genau bestimmt werden. Für Kapazitäten hat sich der Aufbau dafür als sehr gut erwiesen. Der bei R_2 eingestellt Widerstand hat zumindest in der Berrechnung keinen direkten Einfluss auf die ermittelte Kapazität, so dass wir dort zuverlässig Werte erhalten haben, die sich mit den anderen Versuchen decken. Die Messungen waren insbesondere auch sehr gut reproduzierbar. Bei jeder Messung von l haben wir jeweils innerhalb unserer Messgenauigkeit genau den gleichen Wert erhalten.

2.1.4. Maxwellbrücke

Zum gleichzeitigen Bestimmen von Innenwiderstand und Induktivität eine Spule kann die Maxwellbrücke (Abbildung 5) verwendet werden. Der Kondensator C_4 und der Widerstand R_3 in dieser Schaltung sind die selben wie C_2 bzw. R_2 aus den vorherigen Versuchen $(C_4 = (2,20 \pm 0,05) \, \mu\text{F}, \, R_3 = (270,0 \pm 0,5) \, \Omega)$. Ist die Abgleichbedingung erfüllt, kann mit (1.4) Induktivität und Innenwiderstand errechnet werden. Die Fehlerrechnung ist im Anhang. Bei unserer Durchführung erhielten wir

Ist nur der Innenwiderstand gesucht, ist dieser Aufbau unvorteilhaft. Das Ergebnis stimmt zwar mit dem der Gleichstrombrücke überein, jedoch Fehlerbehaftet und mit größerer Unsicherheit. Zudem ist der Aufwand größer, da Gleichstrom im allgemeinen Einfacher zu messen ist und bei der Gleichstrombrücke nur ein Widerstand eingestellt werden muss.

Um die Induktivität zu bestimmen ist diese Schaltung dagegen gut geeignet. Wir erhalten einen relativ genauen Wert für die Induktivität und gleichzeitig noch den Innenwiderstand. Jedoch war es nicht möglich die relative Unsicherheit von der Gleichstrombrücke zu erreichen. Unsere Ergebnisse dort waren mit relativen Unsicherheiten von Teilweise unter 0.5% behaftet. In diesem Aufbau war es mit unseren mitteln nur eine Genauigkeit von knapp 3% möglich. Jedoch kann auch dies für einige Anwendungszwecke genug sein.

2.2. Thermoelement

Der Versuch wird wie in dem Schema 6 aufgebaut und das Referenzbecken wird auf $T_2 = 1,6^{\circ}C$ mit Hilfe von Eiswasser gehalten. Nun wird das Becken 1 mit Hilfe einer Heizplatte erst bis auf $T_1 = 100^{\circ}C$ erhitzt und anschließend wieder auf die Ausgangstemperatur herunter gekühlt. Um den Abkühlprozess zu beschleunigen wird langsam Eis in das Becken 1 gegeben. Während des Aufwärmens und Abkühlens wird bei regelmäßigen Temperaturabständen die Spannung am Voltmeter bestimmt.

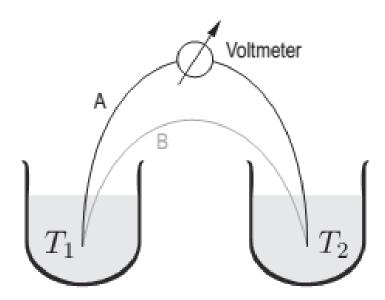


Abbildung 6: Schematische Darstellung des Thermoelemtsaufbau²

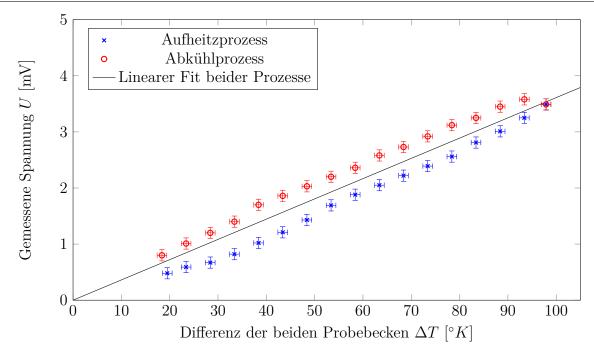


Abbildung 7: Gemessene Spannung gegen Differenz der Temperatur der Probebecken

Dem anscheinend linearen Verlaufs und der erwarteten Formel 1.6 nach wurden die Messwerte beider Prozesse zusammen gegen die Funktion $U=m\cdot \Delta T$ mit gnuplot nach dem least-squares-Verfahren gefittet.

$$\begin{array}{|c|c|c|c|c|c|}\hline \text{Variabel m } [mV/K] & \text{Varians der Residuals} \\ \hline 0.0361 & 0.069 \\ \hline \end{array}$$

Tabelle 6: Linearer Fit zu Abbildung 7

Es wurden beide Prozesse zusammengefasst, um die Trägheit der Temperaturbestimmung auszugleichen.

Unsere Variabel m entspricht dem α_{AB} aus der Formel 1.6.

3. Auswertung

3.1. Wheatstonesche Brücke

Die Wheatsstonesche Brücke hat sich in unseren Versuchen als zuverlässige Messmethode dargestellt. Sie ist insbesondere sehr flexibel, da durch nur kleine Änderungen auch

beliebige komplexe Impendanzen bestimmt werden können. Jedoch waren in unseren Versuchen auch Schwächen zu erkennen. Die maximale Genauigkeit erhielten wir nur bei einfachen Aufbauten mit hinreichend großen Widerständen. Insbesondere bei den RC-Gliedern hat sich gezeigt, dass bei zu kleinen Widerständen große Ungenauigkeiten auftreten können. Auch bei der Bestimmung der Induktivität lag die Genauigkeit deutlich unter der in den einfachsten Aufbauten.

3.2. Thermoelement

Bei dem Vergleich von dem bestimmten m=0,0361mV/K mit den Literaturwerten aus der Abblidung 8 wird deutlich, dass es mehrere Paare geben kann, die so einen Seebeckkoeffizienten haben.

<u>Material</u>	Seebeck Coeff. *	<u>Material</u>	Seebeck Coeff. *	<u>Material</u>	Seebeck Coeff. *
Bismuth	-72	Aluminum	3.5	Tungsten	7.5
Constantan	-35	Lead	4.0	Iron	19
Nickel	-15	Tantalum	4.5	Nichrome	25
Potassium	-9.0	Rhodium	6.0	Antimony	47
Sodium	-2.0	Copper	6.5	Germanium	300
Platinum	0	Gold	6.5	Silicon	440
Mercury	0.60	Silver	6.5	Tellurium	500
Carbon	3.0	Cadmium	7.5	Selenium	900

^{*:} Units are $\mu V/^{\circ}C$; all data provided at a temperature of 0 °C (32 °F)

Abbildung 8: Literaturwerte des Seebeckkoeffizienten³

Material 1	Material 2	Resultierender Seeeckkoeffizienten[mV/K]
Konstantan	Platin	-0,035
Kalium	Antimon	0,038
Bismut	Konstantan	-0,037

Tabelle 7: Einige mögliche Kombinationen die ein $\alpha_{AB} \approx m$ ergeben

Das Vorzeichen des Seeeckkoeffizienten ist dabei nicht entscheidend, weil keine bestimmte Messrichtung vorgegeben war und bei Umpolung des Messgeräts der gleiche Wert mal -1 heraus kommt.

& Thermoelement

So lässt sich sagen, dass die Messung zwar gelungen ist, es sind realistische Werte herausgekommen, jedoch reicht dies nicht aus um das Material genau zu bestimmen.

A. Anhang

A.1. Fehlerrechnung

A.1.1. Ohmscher Widerstand

Diese Fehlerrechnung wird bei der Gleichstrombrücke und der Wechselstrombrücke mit RC-Gliedern benötigt um die Unsicherheit ΔR_x zu bestimmen

$$R_x = \frac{l}{L - l} R_2$$

$$\Delta R_x = \sqrt{\left(\frac{\partial R_x}{\partial l}\Delta l\right)^2 + \left(\frac{\partial R_x}{\partial L}\Delta L\right)^2 + \left(\frac{\partial R_x}{\partial R_2}\Delta R_2\right)^2}$$

$$= \sqrt{\left(\frac{L}{(L-l)^2}R_2\delta l\right)^2 + \left(\frac{l}{(L-l)^2}R_2\Delta L\right)^2 + \left(\frac{l}{L-l}\Delta R_2\right)^2}$$

A.1.2. Reihen- und Parallelschaltung

Da die Gesetze für Widerstände und Kapazitäten die gleiche Form haben, werden sie hier gemeinsam behandelt. Für Reihenschaltung von Widerständen bzw. Parallelschaltung von Kondensatoren gilt

$$R = R_1 + R_2$$

Der Fehler setzt sich entsprechend auch additiv zusammen

$$\Delta R = \Delta R_1 + \Delta R_2$$

Bei Parallelschaltung von Widerständen bzw. Reihenschaltung von Kondensatoren gilt

$$R = \frac{1}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}}$$

$$\Delta R = \sqrt{\left(\frac{\partial R}{\partial R_1} \Delta R_1\right)^2 + \left(\frac{\partial R}{\partial R_2} \Delta R_2\right)^2}$$

$$= \sqrt{\left(\frac{\Delta R_1}{R_1^2 \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right)^2}\right)^2 + \left(\frac{\Delta R_2}{R_2^2 \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2}\right)^2}\right)^2}$$

A.1.3. Kapazitäten

Diese Fehlerrechnung wird bei der Errechnung der Kapazität eines Kondensator anhand der Wheatstonebrücke benötigt

$$C_x = \frac{L-l}{l}C_2 = \left(\frac{L}{l} - 1\right)C_2$$

$$\Delta C_x = \sqrt{\left(\frac{\partial C_x}{\partial l}\Delta l\right)^2 + \left(\frac{\partial C_x}{\partial L}\Delta L\right)^2 + \left(\frac{\partial C_x}{\partial C_2}\Delta C_2\right)^2}$$
$$= \sqrt{\left(\frac{L}{l^2}C_2\Delta l\right)^2 + \left(\frac{1}{l}C_2\Delta L\right)^2 + \left(\frac{L-l}{l}\Delta C_2\right)^2}$$

A.1.4. Maxwellbrücke

Der Fehler für den Innenwiderstand ergibt sich durch

$$R_x = R_2 R_3 \frac{1}{R_4}$$

$$\Delta R_x = \sqrt{\left(\frac{\partial R_x}{\partial R_2} \Delta R_2\right)^2 + \left(\frac{\partial R_x}{\partial R_3} \Delta R_3\right)^2 + \left(\frac{\partial R_x}{\partial R_4} \Delta R_4\right)^2}$$
$$= \sqrt{\left(R_3 \frac{1}{R_4} \Delta R_2\right)^2 + \left(R_2 \frac{1}{R_4} \Delta R_3\right)^2 + \left(R_2 R_3 \frac{1}{R_4^2} \Delta R_4\right)^2}$$

Der Fehler für die Induktivität ergibt sich durch

$$L_r = R_2 R_3 C_4$$

$$\Delta L_x = \sqrt{\left(\frac{\partial L_x}{\partial R_2} \Delta R_2\right)^2 + \left(\frac{\partial L_x}{\partial R_3} \Delta R_3\right)^2 + \left(\frac{\partial L_x}{\partial C_4} \Delta C_4\right)^2}$$
$$= \sqrt{\left(R_3 C_4 \Delta R_2\right)^2 + \left(R_2 C_4 \Delta R_3\right)^2 + \left(R_2 R_3 \Delta C_4\right)^2}$$