

集成运算放大器组成的 RC文氏电桥振荡器实验报告

实验名称:	集成运算放大器组成的RC文氏电桥振	荡器
系 别:	计算机科学与技术	
实验者姓名	名: 陈 瑾	
学号:	37220222203552	
实验日期:	2023年11月29日	
实验报告	完成日期: <u>2023</u> 年 12 月 12	日

一、实验目的

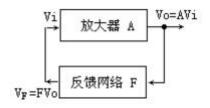
- 1、掌握产生自激振荡的振幅平衡条件和相位平衡条件。
- 2、了解文氏电桥振荡器的工作原理及起振条件和稳幅原理。

二、实验原理

1、 产生自激振荡的条件

所谓振荡器是指在接通电源后,能自动产生所 需的信号的电路,如多歇振荡器、正弦波振荡器等。

当放大器引入正反馈时,电路可能产生自激振荡,因此,一般振荡器都由 放大器和正反馈网络组成。其框图如图所示。



振荡器产生自激震荡必须满足两个 基本条件:

(1) 振幅平衡条件: 反馈信号的振幅应该等于输入信号的幅度, 即:

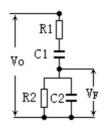
(2) 相位平衡条件: 反馈信号与输入信号应同相位, 其相位差应为:

$$\varphi = \varphi A + \varphi F = \pm 2n\pi$$
 (n=0, 1, 2.....)

为了振荡器容易起振,要求 | AF | >1,即:电源接通时,反馈信号应大于输入信号,电路才能振荡,而当振荡器起振后,电路应能自动调节使反馈信号的振幅应该等于输入信号的幅度,这种自动调节功能称为稳幅功能。电路振荡产生的信号为矩形波信号,这种信号包含着多种谐波分量,故也称为多谐振荡器。为了获得单一频率的正弦信号,要求在正反馈网络具有选频特性,以便从多谐信号中选取所需的正弦信号。本实验采用 RC 串-并联网络作为正反馈的选频网络,其与负反馈的稳幅电路构成一个四臂电桥,故又称为文氏电桥振荡器。

2、 RC 串-并联网络的选频特性

RC 串-并联网络如图所示



其电压传输系数为:

$$F_{(+)} = \frac{V_{F(+)}}{V_0} = \frac{\frac{R2}{1 + j\omega R2C2}}{R1 + \frac{1}{j\omega C1} + \frac{R2}{1 + j\omega R2C2}} = \frac{1}{(1 + \frac{R1}{R2} + \frac{C2}{C1}) + j(\omega C2R1 - \frac{1}{\omega C1R2})}$$

当 R1=R2=R, C1=C2=C 时, 则上式为:

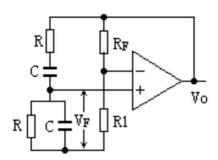
$$F_{(+)} = \frac{1}{3 + j(\omega RC - \frac{1}{\omega RC})}$$

若令上式虚部为零,即得到谐振频率 fo 为: $fo = \frac{1}{2\pi RC}$

当 f=fo 时,传输系数最大,且相移为 0,即: Fmax=1/3, $\varphi_F = 0$

3、 自动稳幅

由运算放大器组成的 RC 文氏电桥振荡器原理图如图所示



RC 串-并联网络输出接放大器同相端,构成正反馈,并具有选频作用。RF 和 R1 分压输出接放大器的反相端,构成电压串联负反馈,以控制放大器的增益。负反馈系数为:

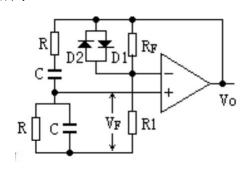
$$V_{F(-)} = \frac{V_{F(-)}}{V_0} = \frac{R1}{R1 + R_F}$$
 在深度副反馈情况下:
$$A_F = \frac{1}{V_{F(-)}} = \frac{R1 + R_F}{R1} = 1 + \frac{R_F}{R1}$$

因此,改变RF或者R1就可以改变放大器的电压增益。由振荡器起振条件,要求 | AF(+) | >1,当起振后,输出电压幅度将迅速增大,以至进入放大器的非

线性区,造成输出波形产生平顶削波失真现象。为了能够获得良好的正弦波,要求放大器的增益能自动调节,以便在起振时,有 | AF (+) | >1; 起振后,有 | AF (+) | =1, 达到振幅平衡条件。由于负反馈放大器的增益完全由反馈系数 VF (-) 决定。因此,若能自动改变 RF和 R1 的比值,就能自动稳定输出幅度,使波形不失真。

自动稳幅的方法很多,通常可以利用二极管、稳压管和热敏电阻的非线性特征,或场效 应管的可变电阻特性来自动地稳定振荡器的幅度。

二极管稳幅原理如图所示



当电路接通电源时,由于设计时令 RF>3R1,则在 fo 点 VF >Vi,满足起振条件,振荡器振荡,由二极管正相特性曲线(如图 5)可见,由于起振时,Vo 较小,二极管两端的电压较小,二极管工作在 Q1 点 则其等效的直流电阻较大;随着振荡器输出电压 Vo 增大,二极管两端的电压较大,二极管由 Q1 上升到 Q2 点,则其等效的直流电阻较小;由图 可见,二极管 D1、D2 并联在 R F两端,随着 Vo 的逐渐增大,RD减少,从而使总的反馈电阻RF减小, 负反馈增强,放大器增益下降,达到自动稳幅的目的。

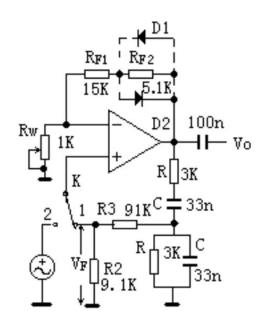
三、实验仪器

1、示波器1 台2、函数信号发生器1 台3、数字万用表1 台4、多功能电路实验箱1 台

四、 实验内容

1、电路分析及参数计算

分析振荡器电路的工作原理,并进行参数计算。



振荡器实验电路

在不接稳幅二极管时,在谐振频率点,正反馈系数

为:

$$F_{(+)} = \frac{V_{F(+)}}{V_0} = \frac{1}{3} \cdot \frac{R2}{R2 + R3}$$

而负反馈系数为:

$$F_{(-)} = \frac{Rw}{R_{F1} + R_{F2} + Rw}$$

(1)为保证电路能稳定振荡,则要求: F(+)=F(-) 由此,根据电路参数, 计算 Rw 的理论值;

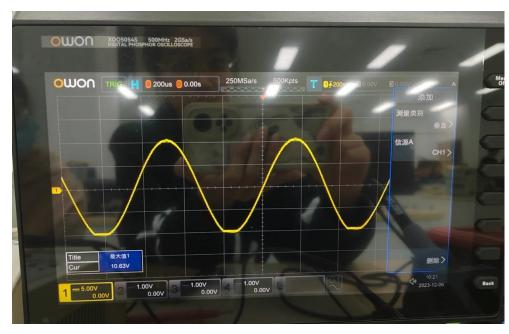
f (+) = F (-)

得 Rw = 0.62815 k Ω

- (2) 同相放大器的电压增益 AVF = $1+(R_{F1}+R_{F2})/R_{W}=33k\Omega$;
- (3) 电路的振荡频率 fo = $1/(2\Pi RC)$ = 1.61 kHz ;

2、振荡器参数测试

- (1) 搭接电路, (D1、D2 不接, K 拨向 1) 经检查无误后,接通±12V 电源;
- (2)调节 Rw,用示波器观察输出波形,在输出为最佳正弦波(允许略微失真)



读出输出电压

Vp-p=10.63V

(3) 测量 Rw 值;

 $Rw = 0.60112 k \Omega$

(4) 用李萨茹图形法测量振荡频率;

CH1通道还是观察振荡电路的输出波形 , 信号发生器选择正弦波输出, 用示波器CH2 通道观察 , 示波器选择 "X—Y"方式 , 调节信号发生器频率, 在振荡电路的理论值fo附近范围调节, 直到示波器上出现李萨茹图形。越接近则转动越缓慢, 调至最佳效果。



fo=1.542103400kHz

3、振幅平衡条件的验证

在振荡器电路中,调节 Rw,使输出波形为最佳正弦波时,保持 Rw 不变,将开关 K拨向2位置,则,即输入正弦信号(频率为振荡频率,幅度V=100mV)则电路变为同相放大 器,用毫伏表测量 Vi、Vo、VA、VF,填入表1;

将电路恢复为振荡器(开关K拨向1位置),调节 Rw,使输出波形略微失真,再将开关拨向2位置,电路又变为同相放大器,用毫伏表测量 Vi、Vo、VA、VF,填入表1:

将电路恢复为振荡器(开关K拨向1位置),调节 Rw,使输出波形停振,再将开关拨向2位置,电路又变为同相放大器,用毫伏表测量 Vi、Vo、VA、VF,填入表1;

	测量值				测量计算值		
工作状态	Vi (mV)	Vo (V)	VA (V)	VF (V)	A=Vo/Vi	F (+)	AF (+)
						=VF/Vo	
良好正弦波	33. 35	1. 1990	0. 3955	0. 03595	35. 95	0.0300	1.078
略微失真	35. 35	1. 2487	0. 4087	0. 03610	37. 44	0. 0289	1.082
停 振	33. 35	1. 1952	0.3915	0. 01842	35. 84	0.0154	0.552
良好正弦波	35. 36	1. 1667	0.3889	0.03540	33.00	0.0303	1.000

表 1: 振幅平衡条件验证

4、观察自动稳幅电路作用

在上实验电路基础上,接入稳幅二极管 D1、D2,调节电位器 Rw,观察输出波形的变化情况,测量出输出正弦波电压 Vp-p 的变化范围为

 $177.33 \text{mV}^{\sim} 10.21 \text{V}$

五、实验小结

时理论值

通过本次实验,我们深入了解了集成运算放大器组成的RC文氏电桥振荡器的工作原理和特性。实验中,我们观察到了稳定的正弦波输出,验证了文氏电

桥振荡器的可行性。同时,我们也发现电阻和电容的值对振荡频率有显著影响,这为后续的优化设计提供了参考。此外,通过本次实验,我们还提高了动手实践能力、电路分析能力和问题解决能力。在未来的学习和实践中,我们将继续探索更多关于电子技术的知识,并努力提升自己的综合素质。