# 2025 年全国大学生电子设计竞赛 江苏赛区(TI 杯)

题目: 电路模型测量装置

题目编号: \_\_\_\_\_G

参赛队编号: NJ803

参赛队学校: 南京邮电大学

参赛队学生: 章耀康 游旭坤 邬佳俊

二〇二五年八月

## 电路模型探究装置 南京邮电大学

## 摘要

本文提出了一种基于 FPGA 的二阶 RLC 系统建模方法。系统通过 FPGA 及高速 AD/DA 转换器实现正交扫频,测得原系统的复频响。随后使用机器学习中常用的非线性最小二乘估计方法,结合高斯-牛顿算法迭代以拟合 RLC 网络的二阶 s 域模型,并利用频率预畸变与双线性变换实现 z 域建模。针对传统二阶 IIR 系统可能出现的不稳定或临界稳定情况,本文还提出了一种创新性的子带 IIR 滤波方案。最终,本系统能够准确、稳定地完成二阶 RLC 网络建模,并在 FPGA 上使用优化后的子带 IIR 滤波结构,实现与原 RLC 系统同频、同增益、无漂移的完美重建。

**关键词**: 系统建模,同步采样扫频,非线性最小二乘,双线性变换,IIR 滤波器,数字信号处理,子带滤波

## 1. 系统方案设计与实现

#### 1.1 总体系统框架概述

本系统能够输出单频测试信号,或对测试系统进行扫频,能根据复频响对 RLC 网络进行建模,并使用 FPGA 等效实现二阶 RLC 系统,与原有 RLC 网络产生相同响应。

系统具体实现了以下功能:

- 输出频率、幅度可调的测试信号
- 可实现 200-1.6MHz 的对数扫频,测量系统复频响
- 利用数字信号处理算法对系统有效拟合、建模
- 对 RLC 网络学习建模,建立与原系统等效的频率响应

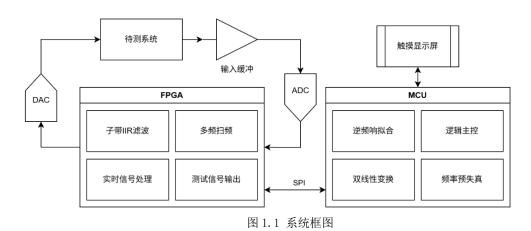
### 1.2 系统构成

系统使用 MCU 作为主控,型号为 STM32H750VBT6,负责整体资源调度。MCU 承担了软件算法计算任务,其上以 c 语言实现了非线性最小二乘、高斯-牛顿迭代、矩阵多项式求解、双线性变换在内的多种复杂算法。此外,MCU 还负责显示逻辑控制,其配备了大尺寸电容触摸显示屏,提供了良好的人机交互体验。

系统中使用 FPGA 结合高速 AD/DA 转换器作为数字信号处理器,其上复用了单音信号发生、同步采样的 IQ 扫频、自适应子带 IIR 滤波等功能。其中,FPGA 的型号为 Xilinx 7z020clg400-1,ADC 选型为 ADS62C17,DAC 选型为 AD9744。FPGA 与 MCU 通过高速 SPI 进行通信。

系统还包含必要的外围模拟器件。包含 AD826 缓冲器,以及其它必要的放大、衰减、滤波电路。各模块间主要通过 SMA 接口的同轴线缆连接,部分低频信号使用 xh2.54 排线或 2.54mm 硅胶杜邦线连接。

#### 1.3 总体功能框图



2. 核心硬件电路设计

#### 2.1 缓冲器

缓冲器选用双路运算放大器 AD826,其具备良好的阻抗特性,常被用作 AD/DA 缓冲器、视频缓冲器等。对于要求范围内的 RLC 取值,此设计能起到有效的缓冲作用。使用标准的高阻跟随结构。

#### 2.2 高速 ADC

系统使用 ADS62C17 高速双通道 ADC,数据位数 11 位,采样率达 200MSPS,可用于实现系统需要的正交同步扫频。ADC 前级选用 THS4521 全差动放大器,产生差分输出并提供优秀的噪声抑制。原理图如下:

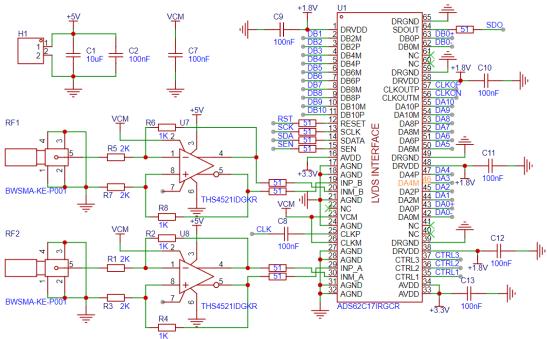


图 2.1 ADS62C17 原理图

#### 2.3 高速 DAC

系统的 DAC 选型为 AD9744, 其具有 14 位位宽和 210MSPS 采样率,能够产生精确性高、失真小的测试信号。DAC 发射端匹配有专门 LC 滤波器以及 0PA2822 运放缓冲输出。其原理如图:

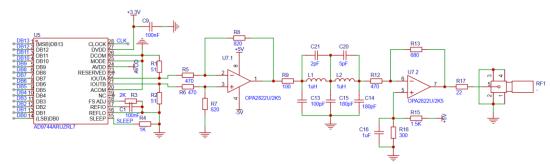


图 2.2 AD9744 原理图

## 三、关键技术创新及原理概述

#### 3.1 正交扫频

为了获取系统的复频响,常使用**正交扫频**(IQ Sweep)技术。该技术在每个频率点使用形如:

$$x(t) = A\cos(wt) + j\sin(wt) = Ae^{jwt}$$

的复数激励,通过正交混频将信号下变频至直流,结合低通滤波器提取出同相与正交分量。由此计算出系统在该频点的复数响应:

$$H(jw) = \frac{Y(jw)}{X(jw)} = \frac{I + jQ}{A}$$

从而完成对系统幅频、相频特性的测量。

#### 3.2 逆频响拟合

逆频响拟合(InvFreqs 或 InvFreqz)能通过已知系统频率响应,来反推其传递函数(差分或微分方程形式)。本项目面向资源受限的嵌入式平台,融合机器学习中常用的最小二乘估计及 Gauss-Newton 迭代法,自主研发了一套轻量化的 InvFreqs 算法实现,专用于嵌入式设备频率响应拟合任务,其核心实现实现原理如下:

二阶模拟系统传递函数包含 5 个复系数,我们将复系数的求解问题转化为 最小二乘问题,通过构建线性化方程组: $A \cdot X = B$ (A 为复系数矩阵,x 为待求 系数向量,B 为目标频响)对未知复系数进行求解。使用正规方程:

$$x = (A^H A)^{-1} A^H B$$

并通过**高斯-约旦求逆算法**求复数矩阵的逆,最终即能解得传递函数的系数向量 **x**。

在此基础上,我们使用 C 语言实现了完整的 InvFreqs 与 InvFreqz 算法。算法复原产生的系统函数能够正确拟合输入的频率响应,具有诸多优点:

- (1) 拟合精度高、损失小
- (2) 对局部噪声不敏感,拟合曲线平滑、稳定(不易过拟合)
- (3) **移植性强**, 算法实现只依赖标准数学库(math.h)

图为算法对各类滤波器的拟合结果,该算法在面对含噪频率响应数据时依然能够稳定恢复出**近似理想的系统模型**,表现出色。

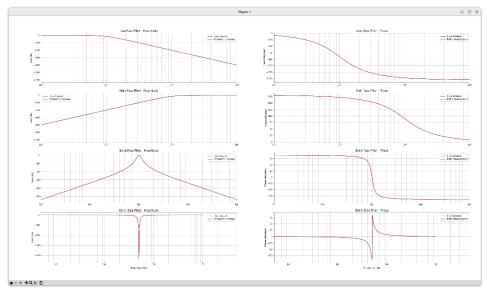


图 3.1 拟合情况

#### 3.3 双线性变换

为了使系统能在 FPGA 上实现,需将拟合得到的 s 域方程转换到 z 域。**双线性变换** (Bilinear Transform) 是一种常用的转换方法,能将模拟系统的传递函数 H(s) 映射为对应的数字传递函数 H(z),并保留其稳定性和频响特性。

双线性变换基于以下映射关系,将 s 域中的复频率变量 s 替换为 z 域变量 z 的函数:

$$s = \frac{2}{T} \cdot \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}}$$

该变换将 s 平面左半部分映射到单位圆内,保证了稳定系统在 z 域中仍保持稳定。类似在 DA 转换前进行的频率预失真过程,尽管非线性映射会压缩频率轴(尤其在高频),但可在数字器件中通过**频率预畸变**(Pre-warping)技术进行有效的补偿。为减小频率非线性压缩产生的误差,在变换前应对目标频率点 $w_a$ 应用预失真:

$$w_d = \frac{2}{T} \tan{\left(\frac{\mathbf{w_a} \mathbf{T}}{2}\right)}$$

通过此方法,我们实现了系统从 s 域到 z 域的转换,同时确保频率响应稳定、失真小、无混叠,并通过 FPGA 上实现的 IIR/FIR 系统完成对原始 RLC 系统的重现。

### 3.4 子带滤波

在 FPGA 上直接实现二阶自适应 IIR 滤波器,于稳定性方面存在巨大挑战。 受到原 RLC 网络稳定性情况、建模过程产生的误差以及 FPGA 位宽量化产生的精 度丢失等多种复杂因素影响,直接在 FPGA 上实现 IIR 滤波器在极端情况下存在 失稳风险。

为解决这一问题,我们引入了**子带滤波**(Subband filtering)思想,将原信号下采样后分解为多个频率子带,在各个子带使用更稳定的低阶 IIR 滤波器替代不易稳定的高阶 IIR 系统。特别的,我们**创新性的使用正交上/下变频方法**,允许系统引入一个任意的**旋转因子**,构成一个幅度/相位都可调的自适应带通滤波器,以最佳拟合原系统的幅频与相频响应。

滤波器简化结构如图:

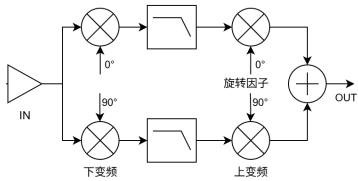


图 3.2 滤波器设计

通过多个子滤波器构成滤波器组,该 IIR 系统最终能在保证稳定的情况下,对原模拟系统频响进行有效的拟合,并实现与原 RLC 系统输出同幅度、同相位且稳定无漂移。

## 4. 测试方案与测试结果

## 4.1 测试条件

品牌	型号	类型
SIGLENT	SDS824X	示波器(支持波特图测量)
SIGLENT	SDG2082G	信号发生器
SIGLENT	SDM3055X-E	台式万用表
SIGLENT	SPD3303X-E	线性稳压电源

表 1. 测试环境

## 4.2 测试方案及结果分析

#### 4. 2. 1 单频输出

使用示波器 measure 功能对输出正弦波的峰峰值进行测试,发现 dac 输出幅度准确,在最坏的情况下存在 1.2%幅度偏差。对于开环系统,这是一个合理且可接受的误差范围。我们认为系统的单频输出功能能够正确工作。

#### 4. 2. 2 扫频

我们搭建了一个测试用 RLC 网络,形成一个标准的高通滤波器,使用仪器 绘制其波特图,结果如下:

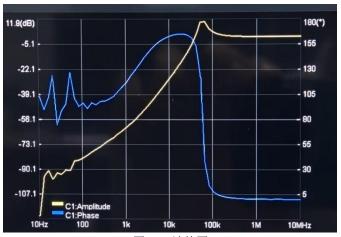


图 4.1 波特图

再使用系统扫频功能,进行 10 点/dec 的频响测量,将产生的数据导出到 PC 设备,用 python 绘出如下图像:

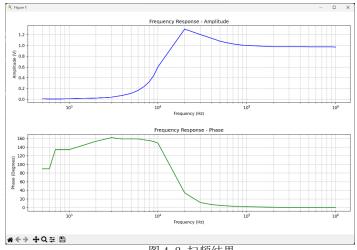


图 4.2 扫频结果

系统测量出波特图的形状、数值皆与基准仪器的结果高度相似,且完整测 试过程仅耗时约 100ms, 表现出扫频功能优异的速度与准确性

#### 4.2.3 学习后输出

经过测试,在完成系统建模之后,通过子带 iir 滤波器能在示波器上建立 同幅度、同频率、的复原信号。复原信号误差范围较小,方波、三角波等波形 都能实现稳定显示。

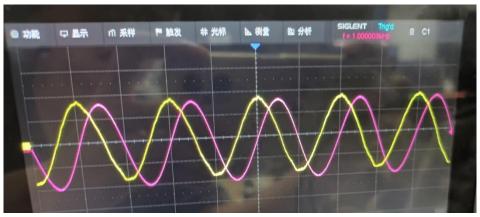


图 4.3 同频稳定显示

## 5. 参考文献

华成英 《模拟电子技术基础》

C.C. McAndrew, 'Practical modeling for circuit simulation' (https://ieeexplore.ieee.org/abstract/document/66120)

Steven W. Smith, 'Digital Signal Processing: A Practical Guide for Engineers and Scientists'

## 6. 附录

