LPC54606平台的周期信号基波幅值提取程序使用文档

LPC54606平台的周期信号基波幅值提取程序使用文档

2、数据有延迟或抖动厉害

```
一、引言
  1、说在前面
  2、改用此程序的缘由
  3、硬件提取幅值和软件FFT提取幅值在程序上的优缺点
     (1)硬件优点
     (2)硬件缺点
     (3)软件优点
     (4)软件缺点
二、原理
  1、架构
  2、FFT数学原理
  3、程序原理
     (1)向用户开放的接口函数
        ----- Fourier_Init
        ----- Fourier_Once
     (2)不向用户开放的内部函数 (如果仅仅是使用无需关心内部如何实现)
        ----- Fourier_dma_reload
        ----- Fourier_adc_reload
        ----- IRQ_Ctrl_ADC_DMA
        ----- Fourier DMAReadBuff
        ----- FFT
        ----- kalmanFilter
三、使用指南
  1、使用步骤(非常重要!!!!)
  2、注意事项(非常重要!!!!)
四、问题汇总和部分解决办法
  1、读取数据时卡住
```

一、引言

1、说在前面

虽然目前做电磁的不多,但是后期真正做比赛时,电磁还是必不可少的,因此能有一个稳定完善的电磁方案还是非常重要的,由于这个程序并不完善,是否稳定还需实际应用测试。

在编写这个底层的时候,我踩到的坑太多太多,需要解决的问题和之前做智能车遇到的完全不同,就像是白手起家,我不想学弟学妹在未来移植和完善这个程序的时候,依然要解决相同的问题,因此我写下这篇说明,记录我程序的流程和遇到的困难,希望能帮助你们理解和运用本程序。

因为理论和实际往往会相差很大,这里我需要你们务必趁早使用这个程序,调试过程中我遇到了无数次的数组越界,堆栈溢出的情况,因为能力限制我至今未确认真正原因,不过很大可能性是DMA传输和FFT迭代过程出了问题。这个问题在今后调车会是致命的,他会直接导致程序卡死,并且无法恢复,只能重新复位。

所以这就需要你们在训练阶段进行大量的测试,需要每个人的优化,如果遇到任何有关这段程序的问题,一定要趁早解决,并且告诉我。

2、改用此程序的缘由

需要采集到的电磁信号是一个20Khz 的正弦信号,且信号的峰峰值与电感和电磁线的距离呈倍数关系

传统的办法是利用预先设计好的滤波电路将20Khz的正弦信号转换为直流信号,再通过单片机AD转换直接得到信号的强度,但是如果精度要求比较高,会增加电路的复杂程度,并且由于电磁前瞻板的空间和体积限制,电路板不能做的很大,如果没有扎实的焊接基础和电路基础,很难一次性焊接成功,且后续的电路检修也非常困难。

因此就萌生了这样一个想法,直接通过简单的电路将信号一次放大后输入单片机,通过程序来分析正弦信号的峰峰值,这也就大大减轻了硬件上的压力,也降低了电路板出现问题的可能性。

3、硬件提取幅值和软件FFT提取幅值在程序上的优缺点

(1)硬件优点

程序实现简单,只需使用AD转换测出电压即可,RAM消耗极低,不占用芯片资源,没有芯片平台的限制

(2)硬件缺点

滤波电路复杂,不容易焊接,检修困难,对电路的设计者要求较高,元器件精度要求较高

(3)软件优点

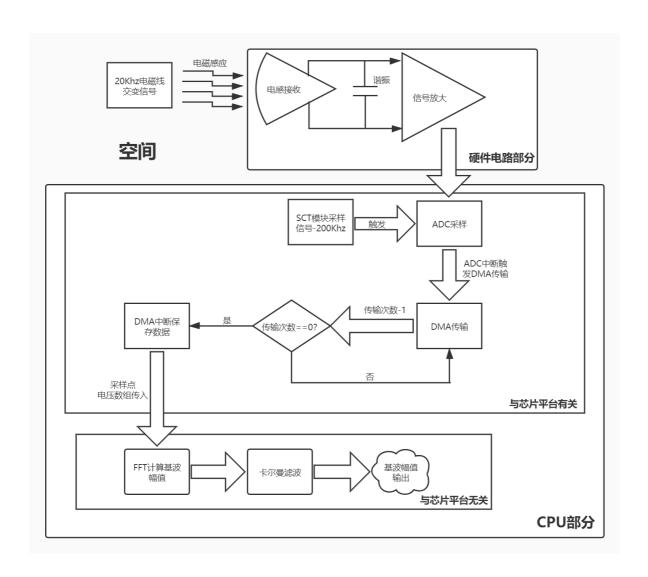
所需电路非常简单,且对电路的稳定性和元器件的精度要求没有硬件这么高,由于使用的是傅里叶算法,他只会提取到信号内的20Khz基波幅值,自动滤除其他的干扰信号,在底层编写正确的情况下,软件提取一次基波幅值只需115us左右,并不比硬件的时间长很多。最终的结果添加了卡尔曼滤波,保证了在信号不变,12bit的ADC最高精度下,最终结果波动不超过0.2%,且信号跟随性比较好,不同通道切换没有很大的干扰。

(4)软件缺点

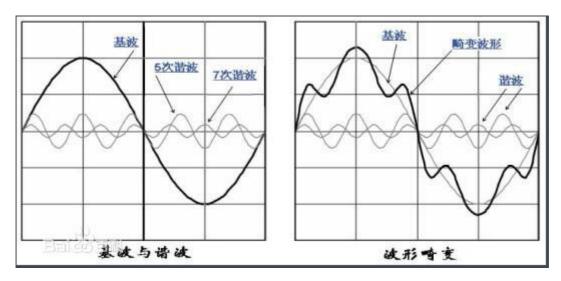
所需芯片RAM较高,且移植比较困难,由于使用的是DMA直接传输,较容易造成不明原因的数组越界,程序是否稳定需要比较多的测试,这也是为什么我写下这篇教程,是为了能让使用到它的同学能比较快的查找到错误原因,也能辅助使用者完善本程序。

二、原理

1、架构



2、FFT数学原理



假设被检测信号如以下公式所示

$$u = \sum_{n=1}^{\infty} A_n \cos(n\omega t + \varphi_n)$$

其中, An、nω、 φ n 为 **n** 次谐波的幅值、角频率、初始相位, ω=2π f, f 为基波频率。

在离散系统中,若采样频率为 f s ,则采样周期 T s = 1/f s ,每一个基波周期的采样点数为 N = f s / f ,按照离散傅里叶变换的基本原理,在 t 时刻u(t)可以表示为以下公式,其中u(t)为某个采样时刻的电压值

$$u(t) = a_0 + \sum_{n=1}^{\infty} a_n \cos(n\omega t) + \sum_{n=1}^{\infty} b_n \sin(n\omega t)$$
其中:
$$a_0 = \frac{1}{N} \sum_{t=t_0}^{t_0 + (N-1)T_s} u(t)$$

$$a_n = \frac{2}{N} \sum_{t=t_0}^{t_0 + (N-1)T_s} u(t) \cos(n\omega t)$$

$$b_n = \frac{2}{N} \sum_{t=t_0}^{t_0 + (N-1)T_s} u(t) \sin(n\omega t)$$

根据上述公式所示,以 n 次谐波电压为例,可得其电压的傅里叶级数表达式如以下公式所示

$$u_{n}(t) = a_{n}\cos(n\omega t) + b_{n}\sin(n\omega t) =$$

$$\sqrt{a_{n}^{2} + b_{n}^{2}} \left[\frac{a_{n}}{\sqrt{a_{n}^{2} + b_{n}^{2}}} \cos(\omega t) + \frac{b_{n}}{\sqrt{a_{n}^{2} + b_{n}^{2}}} \sin(\omega t) \right] =$$

$$\sqrt{a_{n}^{2} + b_{n}^{2}} \left[\cos\varphi_{n}\cos(n\omega t) - \sin\varphi_{n}\sin(n\omega t) \right] =$$

$$\sqrt{a_{n}^{2} + b_{n}^{2}} \cos(n\omega t + \varphi_{n})$$
(10)

其中 $A_n = \sqrt{a_n^2 + b_n^2}$ 即为n次谐波电压的幅值

因此, $cos(n\omega t)$ 和 $sin(n\omega t)$ 便可以转化为一个信号周期中的采样点。以基波信号为例,正弦 $sin(\omega t)$ 和余弦 $cos(\omega t)$ 分为 N 个采样点,由于 $sin(\omega t)$ 和 $cos(\omega t)$ 是以 $2\pi/\omega$ 为周期的函数,因此在 k=N+1时,可令 k=1重新开始计数,从而使得 $sin(\omega t)$ 和 $cos(\omega t)$ 一直反复利用 N 点采样值循环计算。

通俗来说,如果需要计算一个20Khz正弦信号的幅值,只需采集到他的一个完整周期,例如10个采样点,那么这个信号的幅值即为

每个采样点的电压u(t)乘以sin(2πf*(t * Ts)), 再乘以2/N------得到an 每个采样点的电压u(t)乘以cos(2πf*(t * Ts)), 再乘以2/N-----得到bn

(**f为基波频率**,这里为20Khz,**Ts为采样周期**,这里为1/200Khz,即为5us,**N为采样点数目**,这里为10)

最后根据公式 $A_n = \sqrt{a_n^2 + b_n^2}$ 得到本信号的基波幅值An

由于公式中的 $2\pi f^*(t * Ts)除了T是变量外,其他都为常量,且t是以0-10规律变化,因此可以提前计算好sin和cos的值,最后只需用每个采样点的电压乘以预先计算好的的sin和cos即可,以加快运算速度。$

3、程序原理

(1)向用户开放的接口函数

----- Fourier_Init

```
void Fourier_Init(DMACH_enum dmach,ADCCH_enum ch);

/**

*基波幅值提取初始化

*@param DMACH_enum dmach 设置不同ADC端口数据传输的DMA通道号,范围DMA_CH0~DMA_CH29

* ADCCH_enum ch 设置AD转换端口

*@return 无

*@example Fourier_Init(DMA_CH0,ADC_CH6_B0); 设置B0口的基波幅值提取方式,数据传输用
DMA_CH0通道

*/
```

----- Fourier_Once

```
uint16 Fourier_Once(ADCCH_enum ch,ADCRES_enum resolution);

/**
   *计算一个通道的一次基波幅值

*@param ADCCH_enum ch 设置AD转换端口
        ADCRES_enum resolution 设置AD转换位数,范围6位,8位,10位,12位

*@return 卡尔曼滤波以后的基波幅值

*@example FFT(Data_Buff) 计算Data_Buff数组内的基波幅值

*/
```

(2)不向用户开放的内部函数(如果仅仅是使用无需关心内部如何实现)

----- Fourier_dma_reload

```
__STATIC_INLINE void Fourier_dma_reload(DMACH_enum dmach, void *SADDR, void *DADDR, uint16 count);

/**
    *DMA参数重载 (内部函数, 无需调用)
    *使用__STATIC_INLINE为了将这段函数内嵌到使用该函数的地方,这样可以减少函数调用的时间
    *@param DMACH_enum dmach 设置传输的DMA通道号,范围DMA_CH0~DMA_CH29
    * void *SADDR DMA传输源地址
    void *DADDR DMA传输目的地址
    uint16 count 传输次数
    *@return 无
    *@example Fourier_dma_reload(DMA_CH0, (void*)&ADC0->SEQ_GDAT[0], (void*)&Buff[0],20); 将ADC结果寄存器内的数据传输至Buff数组内,循环20次
*/
```

----- Fourier_adc_reload

```
__STATIC_INLINE void Fourier_adc_reload(ADCCH_enum ch,ADCRES_enum resolution);

/**

*ADC参数重载(内部函数,无需调用)

*使用__STATIC_INLINE为了将这段函数内嵌到使用该函数的地方,这样可以减少函数调用的时间

*@param ADCCH_enum ch 设置AD转换端口

* ADCRES_enum resolution 设置AD转换位数,范围6位,8位,10位,12位

*@return 无

*@example Fourier_adc_reload(ADC_CH6_B0,ADC_12BIT);设置BO口的AD转换参数,并设置为12位ADC

*/
```

----- IRQ Ctrl ADC DMA

```
___STATIC_INLINE void IRQ_Ctrl_ADC_DMA(uint8 ONorOFF);

/**

*中断控制(内部函数,无需调用)

*使用__STATIC_INLINE为了将这段函数内嵌到使用该函数的地方,这样可以减少函数调用的时间

*@param uint8 ONorOFF 中断开关,1为开,0为关,控制DMA和ADC中断

*@return 无

*@example IRQ_Ctrl_ADC_DMA(1); 打开ADC和DMA中断

*/
```

----- Fourier_DMAReadBuff

```
void Fourier_DMAReadBuff(ADCCH_enum ch,ADCRES_enum resolution,uint16 *Buff_Out);

/**

*获取N此电压数据至指定数组内

*@param ADCCH_enum ch 设置AD转换端口

ADCRES_enum resolution 设置AD转换位数,范围6位,8位,10位,12位

uint16 *Buff_Out 传入N个采样点电压数据数组的指针

*@return 无

*@example Fourier_DMAReadBuff(ADC_CH6_B0,ADC_12BIT,Data_Buff); 将BO口的N个采样点的
12位电压数据传入Data_Buff数组内

*/
```

```
double FFT(uint16 *adc_data);

/**

*FFT基波幅值提取函数

*@param uint16 *adc_data 传入保存了N个采样点的电压数据

*@return 基波幅值,如果传入的电压数据为6位的 ,返回基波幅值范围为0-31

* 如果传入的电压数据为8位的 ,返回基波幅值范围为0-127

* 如果传入的电压数据为10位的,返回基波幅值范围为0-512

* 如果传入的电压数据为12位的,返回基波幅值范围为0-2048

*@example FFT(Data_Buff) 计算Data_Buff数组内的基波幅值

*/
```

----- kalmanFilter

```
float kalmanFilter(struct kalman_Data_t* KALMAN,float input);
/**

*卡尔曼滤波器

*@param struct kalman_Data_t* KALMAN 卡尔曼结构体参数

* float input 需要滤波的参数的测量值(即传感器的采集值)

*@return 滤波后的参数(最优值)

*/
```

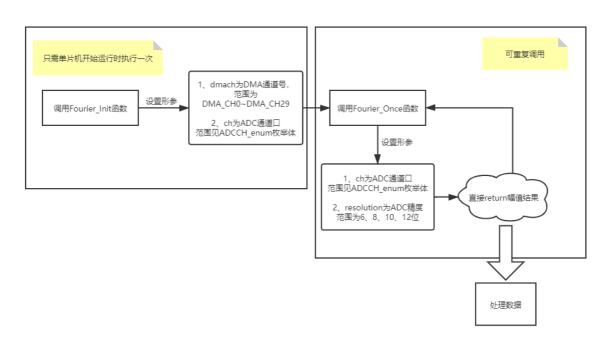
三、使用指南

1、使用步骤(非常重要!!!!)

- (1) 将Fourier_DMA.c和Fourier_DMA.h文件添加进工程文件夹内,并且设置好头文件路径
- (2) 将Fourier_interrupt_Func()函数添加进isr.c文件内的中断服务函数DMA0_DriverIRQHandler

```
void DMA0_DriverIRQHandler(void)
{
     Fourier_interrupt_Func();
}
```

(2) 看图使用



2、注意事项(非常重要!!!!)

- (1) 如果需要采样多个通道,最好将每个ADC通道分配不同的DMA传输通道,但是设置相同的通道也没有特别大的问题。
- (2) 程序使用和原来逐飞的LPC库里的ADC底层使用完全相同,除了这个在初始化的时候需要多配置一个DMA通道,因此你们自己的程序无需作任何改动,只需将原来的adc_init改成Fourier_Init,并添加一个DMA通道的形参,将原来的adc_convert替换成Fourier_Once,就可以直接使用。
- (3) 这里要注意一点,当ADC精度配置为6位时,原来的adc_convert返回的值范围是0-63,但是这个程序返回的值范围是原来的1/2,即为0-31,那么8位,10位,12位同理。------至于原理,其实很好理解,由于输入的正弦波OFFSET是1.65V,峰峰值不超过3.3V,那么信号的幅值不会超过1.65V,1.65V电压如果单片机用6位精度采集的话就是31,8位精度的话是127,以此类推。
- (4) Fourier_Once每调用一次读取数据的时间约为115us
- (5) 我写好的程序只适用于20Khz的信号处理,如果想要用于测量其他频率的信号,需要修改H文件内的几个宏定义,并且要修改C文件内的三角函数查表数组。

^^^^^^^

```
//cos_sin_search[n][0]=(2/采样点数n)*cos(2*Pi*信号频率f*n*采样周期T)
//cos_sin_search[n][1]=(2/采样点数n)*sin(2*Pi*信号频率f*n*采样周期T)
float cos_sin_search[11][2]= //正余弦查表,采样点10个,原信号频率20khz
                              //k=
 { 0.2000, 0.0000},
                             //0
  \{0.1618, 0.1175\},\
                             //1
  { 0.0618, 0.1902},
                              //2
 \{-0.0618, 0.1902\},\
                              //3
  \{-0.1618, 0.1175\},
                              //4
 \{-0.2000, 0.0000\},\
                              //5
  \{-0.1618, -0.1175\},\
                             //6
  \{-0.0618, -0.1902\},\
                              //7
 \{0.0618, -0.1902\},\
                             //8
  \{0.1618, -0.1175\},\
                              //9
 { 0.2000, 0.0000}
                              //10
};
```

四、问题汇总和部分解决办法

这里仅列举我之前遇到的问题和我的一些解决办法,不是很完全,还有其他超多的不明原因,希望大家能携手解决,如果能让程序变得越来越完善、稳定,可移植性越来越高,这个程序才能真正意义上被称为祖传程序。

1、读取数据时卡住

这个应该是困扰住我最长时间的问题了,至今我也没办法完全避免,究其已知的原因,目前暂时只可 总结为以下几点:

(1) FFT迭代运算导致数据溢出

原因:由于这里的基波幅值运算是通过迭代的办法来运算的,我使用的采样是每个信号周期采样10个点,当每个点的精度是12位时,会对他进行累加运算,最终居然还要对他开平方,再开根号,这就导致了在对累加后的数据开平方时,保存值的变量有可能会溢出。

解决办法:

- 1) 在FFT进行累加运算前尽量的缩小每次迭代的值的大小,具体办法是例如可以在做三角函数表的时候,对每个数据除以10,在最终开完平方并且开根号了以后,再乘以10,这样也许会减小迭代过程中的数据溢出可能性,但也会损失精度。
- 2) 在H文件内,降低ADC_Samp_num,即每个周期的采样点数,可以直接降低迭代次数防止溢出,但是修改这里的话需要重新计算cos_sin_search三角函数查表,比较麻烦,且会降低精度,不建议使用,但他是一定能够解决数据溢出问题。
 - (2) **DMA传输目的寄存器在其他重要数据寄存器的附近**(主要原因)

原因:之前我是使用了结构体的方式来保存数据缓冲区,标志位,结果等等数据,由于结构体内各变量在单片机内部所占的是一片连续的存储空间。我的猜想是,DMA搬运数据也不是百分百正常,会出现偶尔的将数据传输至目标数组附近的一些数据寄存器内,这个时候如果旁边恰好是某个很重要的标志位,那么就会导致这个标志位被错误的置位或清零,会造成整个程序逻辑的错乱。例如程序中的START_Flag是一个非常重要的标志位,如果他没在该被清零的时候清零,会导致程序一直卡住,也是导致读取数据卡住的一个主要原因。

解决办法:

- 1) 将Fourier_Once函数内部最后返回的值改为Result_WithoutFilt,并且屏蔽滤波程序,看是否会再出现问题
- 2) 慎用结构体,需要在详细了解了结构体在内存中的占用方式后再去合理使用他,结构体固然好,但是也不能滥用,能用指针传递参数的时候就最好不要使用全局变量和结构体。
- 3) 在结构体内各个数据间添加空的变量空间来隔离数据。

例如上面的的结构体定义,在各个数据之间添加了reserve保留区的方式来隔离重要变量。

当然这是万不得已的笨办法,它会浪费RAM空间,不到迫不得已最好不要使用这种方法。

4) 有时会有出现局部变量的溢出也会导致卡住,这个问题的原因我到现在还没有搞明白,暂且把他归为玄学哈哈哈哈,这也是为何我需要你们帮助我做大量的测试。

2、数据有延迟或抖动厉害

原因:滤波算法或卡尔曼滤波的参数问题

本来这个最后的滤波我是选用滑动滤波的,但是鉴于滑动滤波所占RAM比较大,而这个程序又对数据溢出异常敏感,因此最终我选择了卡尔曼滤波,这是一个非常优秀的滤波算法。

解决办法:

改动Fourier_Init函数内初始化的参数kalman_Data[ch].R,

这个参数调大了会造成数据跟随性变差,简单来说数据会有延迟,但是抖动会变弱,但是参数调小了 数据跟随性会变好,但是抖动会变得厉害。

我调出的值是0.2,也并不是仔细调整出来的,你们可以根据实际需要改动参数,