
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

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
 - 2、数据有延迟或抖动厉害
-

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

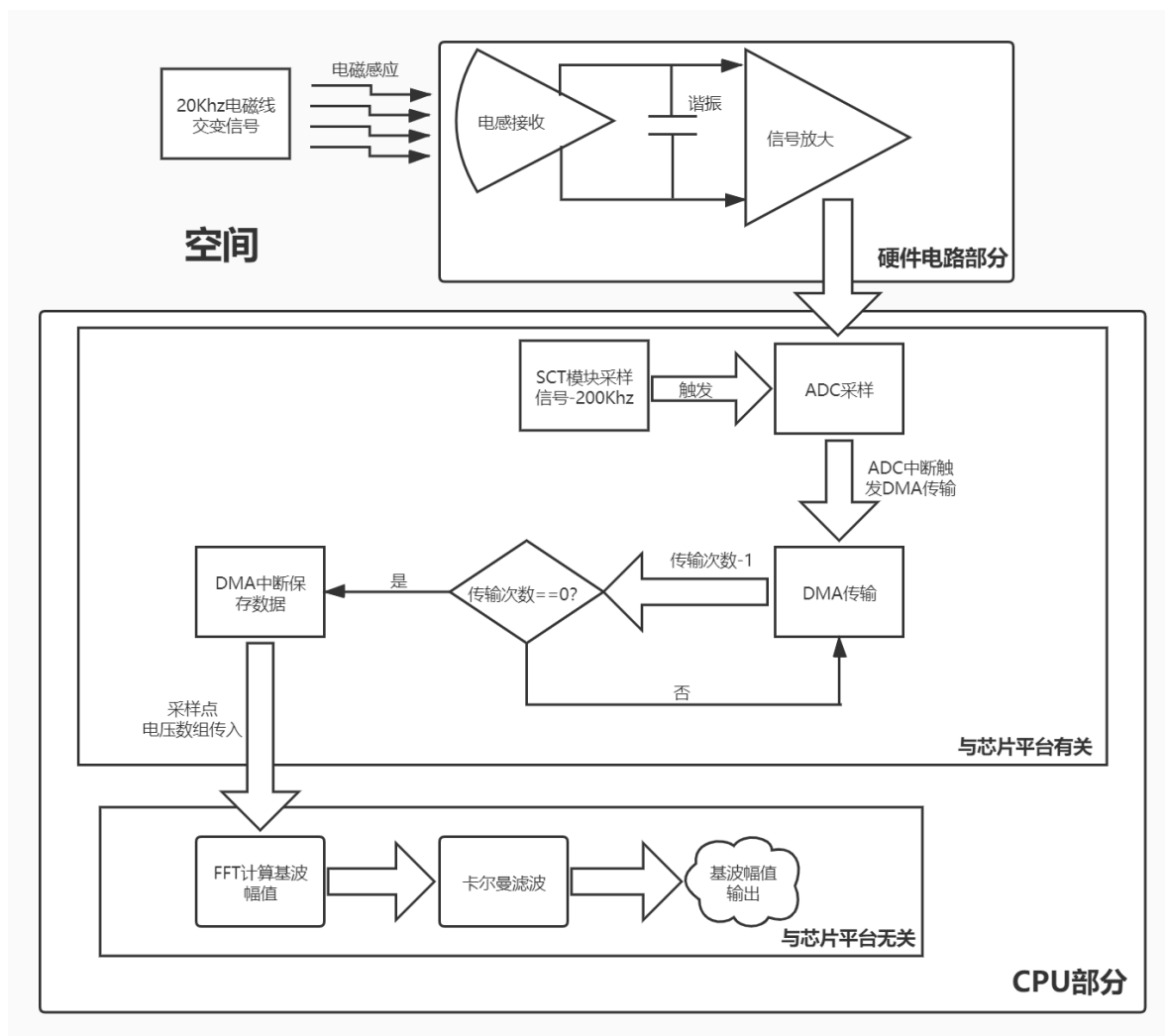
所需电路非常简单，且对电路的稳定性和元器件的精度要求没有硬件这么高，由于使用的是傅里叶算法，他只会提取到信号内的20Khz基波幅值，自动滤除其他的干扰信号，在底层编写正确的情况下，软件提取一次基波幅值只需115us左右，并不比硬件的时间长很多。最终的结果添加了卡尔曼滤波，保证了在信号不变，12bit的ADC最高精度下，最终结果波动不超过0.2%，且信号跟随性比较好，不同通道切换没有很大的干扰。

(4)软件缺点

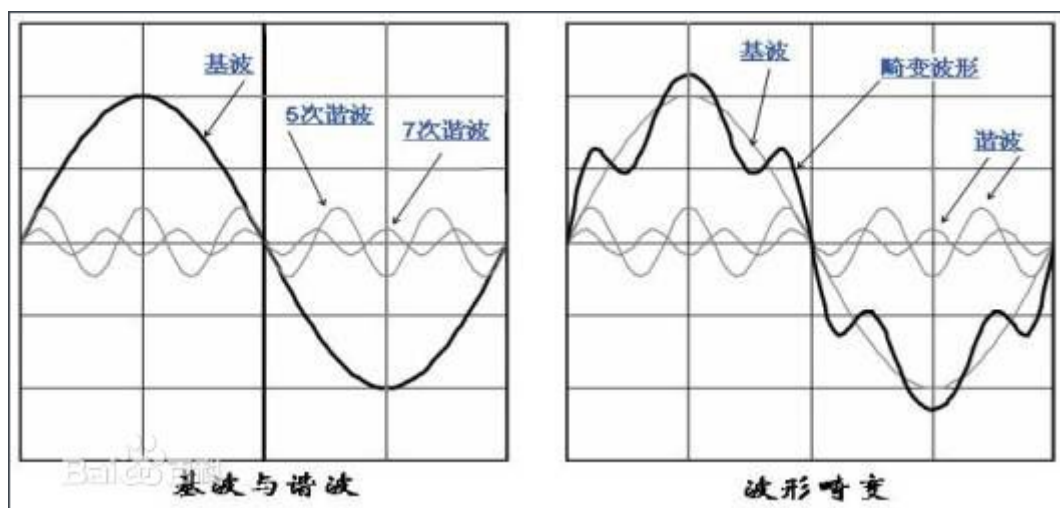
所需芯片RAM较高，且移植比较困难，由于使用的是DMA直接传输，较容易造成不明原因的数组越界，程序是否稳定需要比较多的测试，这也是为什么我写下这篇教程，是为了能让使用到它的同学能比较快的查找到错误原因，也能辅助使用者完善本程序。

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， A_n 、 $n\omega$ 、 φ_n 为 n 次谐波的幅值、角频率、初始相位， $\omega = 2\pi f$ ， 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

$$u_n(t) = a_n \cos(n\omega t) + b_n \sin(n\omega t) =$$

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

$$\sqrt{a_n^2 + b_n^2} [\cos \varphi_n \cos(n\omega t) - \sin \varphi_n \sin(n\omega t)] =$$

$$\sqrt{a_n^2 + b_n^2} \cos(n\omega t + \varphi_n) \quad (10)$$

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 $\sin(2\pi f \cdot (t * T_s))$ ，再乘以 $2/N$ -----得到 a_n

每个采样点的电压 $u(t)$ 乘以 $\cos(2\pi f \cdot (t * T_s))$ ，再乘以 $2/N$ -----得到 b_n

(f 为基波频率，这里为 20KHz， T_s 为采样周期，这里为 $1/200\text{KHz}$ ，即为 $5\mu\text{s}$ ， 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 A_n

由于公式中的 $2\pi f \cdot (t * T_s)$ 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 \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B0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B0口的N个采样点的
12位电压数据传入Data_Buff数组内
 */

```

----- FFT

```

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）
 */

```

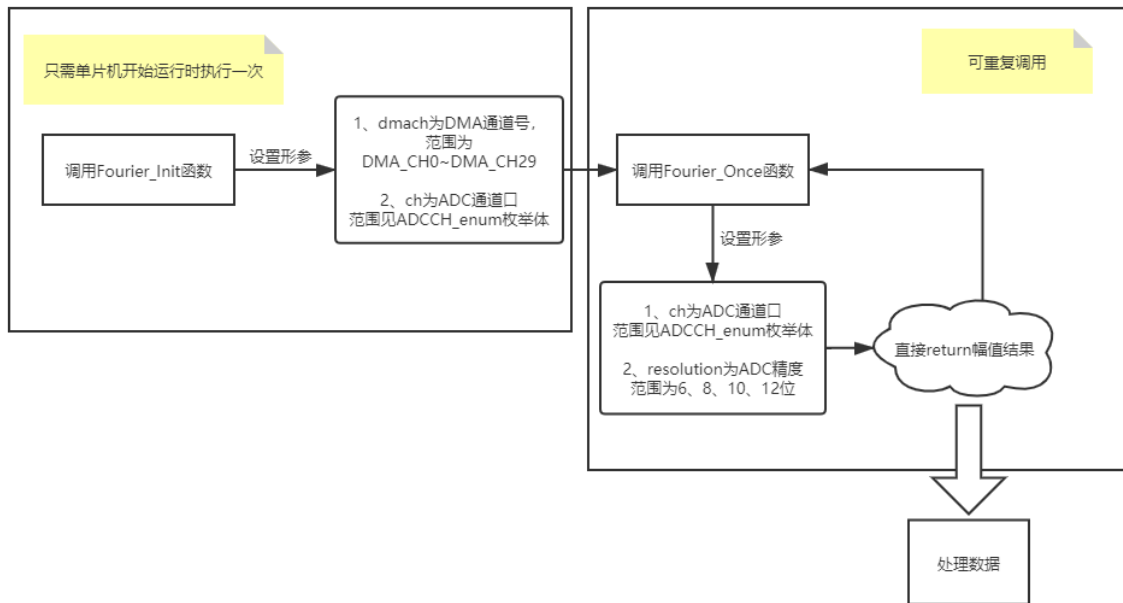
三、使用指南

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。

^^^^^^^^^^^^^^^^^^示例^^^^^^^^^^^^^^^^^^

```
//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
{
    { 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。

```
struct Fourier_Data_t
{
```

```

uint8 reserve0[100];           //保留位，防止附近寄存器溢出导致的数据异常

DMACH_enum DMA_CH[14]; //保存每个ADC通道的DMA传输通道

uint8 reserve1[100];           //保留位，防止附近寄存器溢出导致的数据异常

ADCCH_enum ADCCH_Save; //保存此时正在转换的通道

uint8 reserve2[100];           //保留位，防止附近寄存器溢出导致的数据异常

uint8 Busy_Flag;               //全局忙标志

uint8 reserve3[100];           //保留位，防止附近寄存器溢出导致的数据异常
}Fourier_Data;

```

例如上面的结构体定义，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，