

重庆邮电大学

学生实验实习报告册

学年学期： 2020 -2021学年 秋学期

课程名称： 信号处理实验

学生学院： 通信与信息工程学院

专业班级： 01011803

学生学号： 2018210190

学生姓名： 傅祥

联系电话：

重庆邮电大学教务处制

课程名称	信号处理实验	课程编号	A2010550003
实验地点	YF304	实验时间	第九周 周二 一二节
校外指导教师	无	校内指导教师	邵凯
实验名称	z 变换及离散时间 LTI 系统的 z 域分析		
评阅人签字		成绩	
<p>一、实验目的</p> <ol style="list-style-type: none"> 1. 进一步加深对 DFT 算法原理和基本性质的理解（因为 FFT 只是 DFT 的一种快速算法，所以 FFT 的运算结果必然满足 DFT 的基本性质）。 2. 熟悉 FFT 算法原理和 FFT 子程序的应用。 3. 学习用 FFT 对连续信号和时域离散信号进行谱分析的方法，了解可能出现的分析误差及其原因，以便在实际中正确应用 FFT。 <p>二、实验原理</p> <p>DFT：离散傅里叶变换（Discrete Fourier <u>Transform</u>，缩写为 DFT），是<u>傅里叶变换</u>在时域和频域上都呈离散的形式，将信号的时域采样变换为其 DTFT 的频域采样。在形式上，变换两端（时域和频域上）的序列是有限长的，而实际上这两组序列都应当被认为是离散周期信号的主值序列。即使对有限长的离散信号作 DFT，也应当将其看作其周期延拓的变换。在实际应用中通常采用<u>快速傅里叶变换</u>计算 DFT。</p> <p>FFT：快速傅里叶变换（英语：Fast Fourier Transform, FFT），是快速计算序列的<u>离散傅里叶变换</u>（DFT）或其逆变换的方法。<u>傅里叶分析</u>将信号从原始域（通常是时间或空间）转换到频域的表示或者反过来转换。FFT 会通过把 DFT <u>矩阵分解</u>为稀疏（大多为零）因子之积来快速计算此类变换。因</p>			

此，它能够将计算 DFT 的复杂度从只用 DFT 定义计算需要的，降低到，其中 为数据大小。

三、实验程序及结果分析

$$x_1(n) = R_4(n) \quad (1-1)$$

$$x_2(n) = \begin{cases} n+1, 0 \leq n \leq 3 \\ 8-n, 4 \leq n \leq 7 \\ 0, \text{其他}n \end{cases} \quad (1-2)$$

$$x_3(n) = \begin{cases} 4-n, 0 \leq n \leq 3 \\ n-3, 4 \leq n \leq 7 \\ 0, \text{其他}n \end{cases} \quad (1-3)$$

$$x_4(n) = \cos\left(\frac{\pi}{4}n\right) \quad (1-4)$$

$$x_5(n) = \sin\left(\frac{\pi}{8}n\right) \quad (1-5)$$

$$x_6(t) = \cos(8\pi t) + \cos(16\pi t) + \cos(20\pi t) \quad (1-6)$$

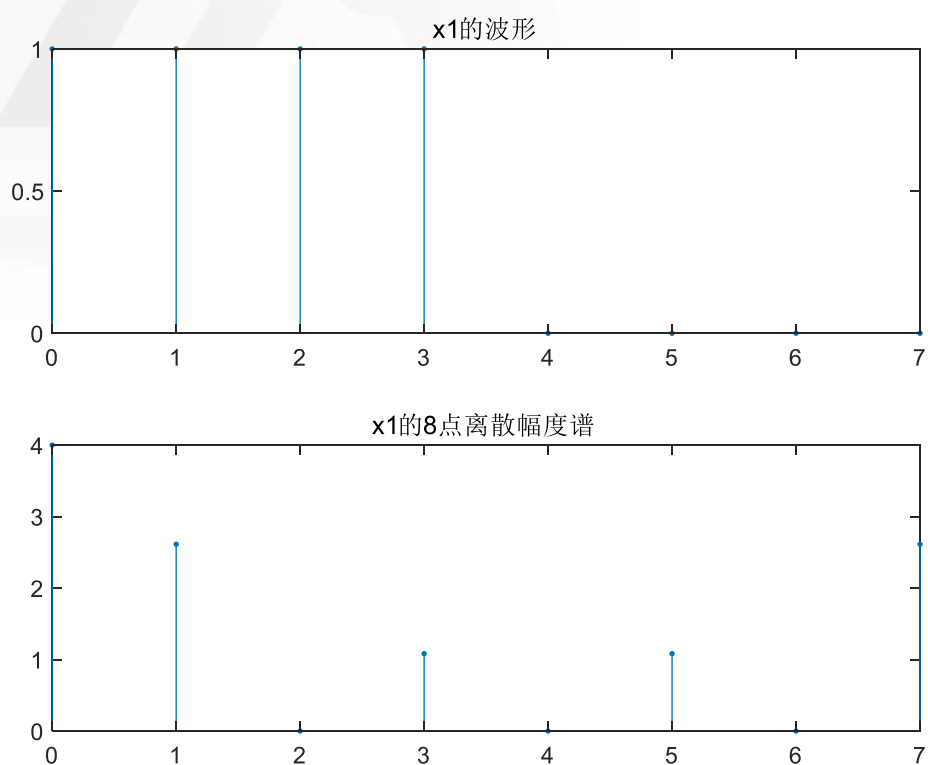
实验任务一：

编写 matlab.M 文件对信号 $x_1(n)$ 做 8 点和 16 点的 FFT，

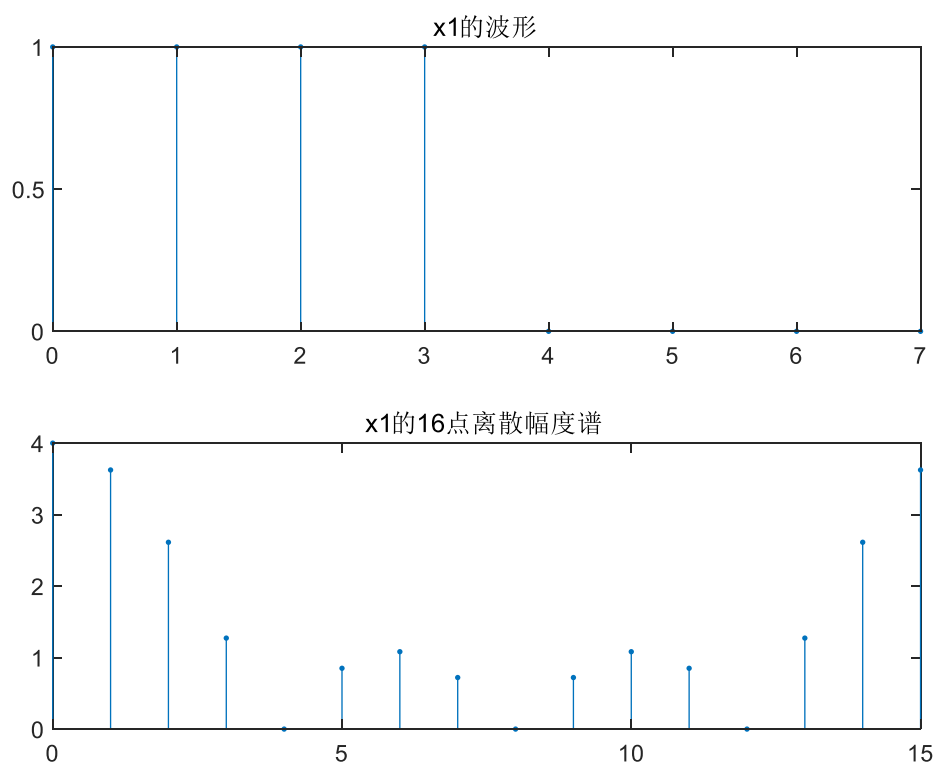
matlab代码展示：

```
1. %对 x1(n) 作 8 点和 16 点的 FFT,
2. x1=[1 1 1 1 0 0 0 0];
3. X18=fft(x1,8);
4. X116=fft(x1,16);
5. figure(1);
6. subplot(211);
7. stem(0:length(x1)-1,x1,'. ');
8. title('x1 的波形');
9. subplot(212);
10. stem(0:7,abs(X18),'. ');
11. title('x1 的 8 点离散幅度谱');
12. figure(2);
13. subplot(211);
14. stem(0:length(x1)-1,x1,'. ');
15. title('x1 的波形');
16. subplot(212);
17. stem(0:15,abs(X116),'. ');
18. title('x1 的 16 点离散幅度谱');
```

输出图像如图一、二：



图一



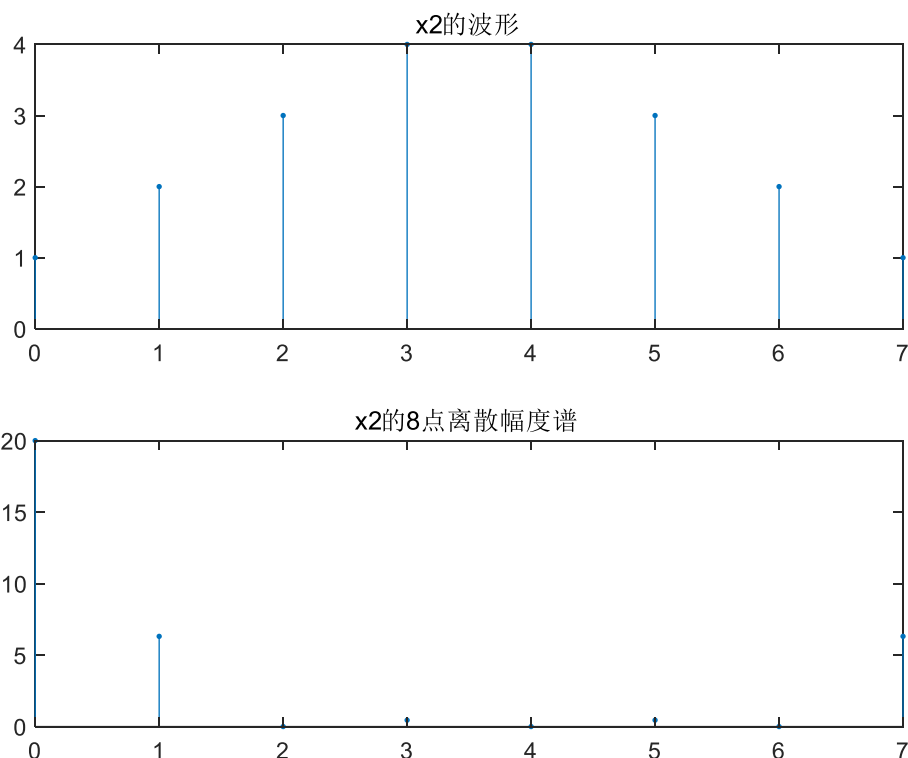
图二

实验任务二：、编写 matlab. M 文件对信号 $x_2(n)$ 做 8 点和 16 点的 FFT。

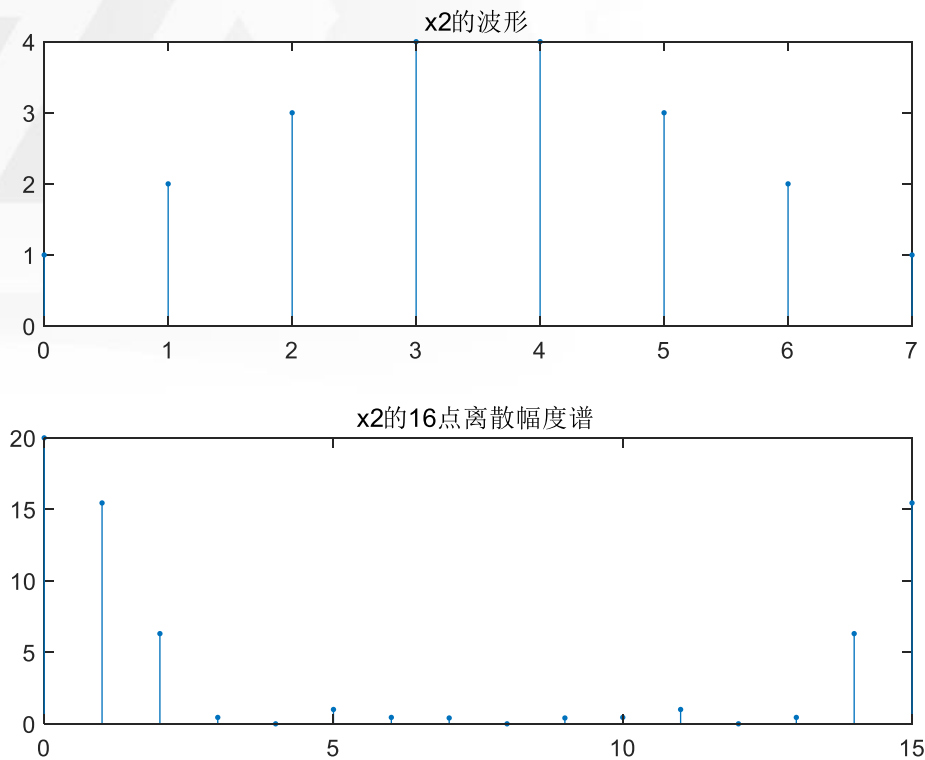
代码展示

```
1. %对  $x_2(n)$  作 8 点和 16 点的 FFT,  
2.  $x_2=[1:4 \ 4:-1:1]$ ;  
3.  $X_{28}=\text{fft}(x_2,8)$ ;  
4.  $X_{216}=\text{fft}(x_2,16)$ ;  
5. figure(1);  
6. subplot(211);  
7. stem(0:length( $x_2$ )-1, $x_2$ ,'.');  
8. title('x2 的波形');  
9. subplot(212);  
10. stem(0:7,abs( $X_{28}$ ),'.');  
11. title('x2 的 8 点离散幅度谱');  
12. figure(2);  
13. subplot(211);  
14. stem(0:length( $x_2$ )-1, $x_2$ ,'.');  
15. title('x2 的波形');  
16. subplot(212);  
17. stem(0:15,abs( $X_{216}$ ),'.');  
18. title('x2 的 16 点离散幅度谱');
```

输出图形如图三、图四：



图三



图四

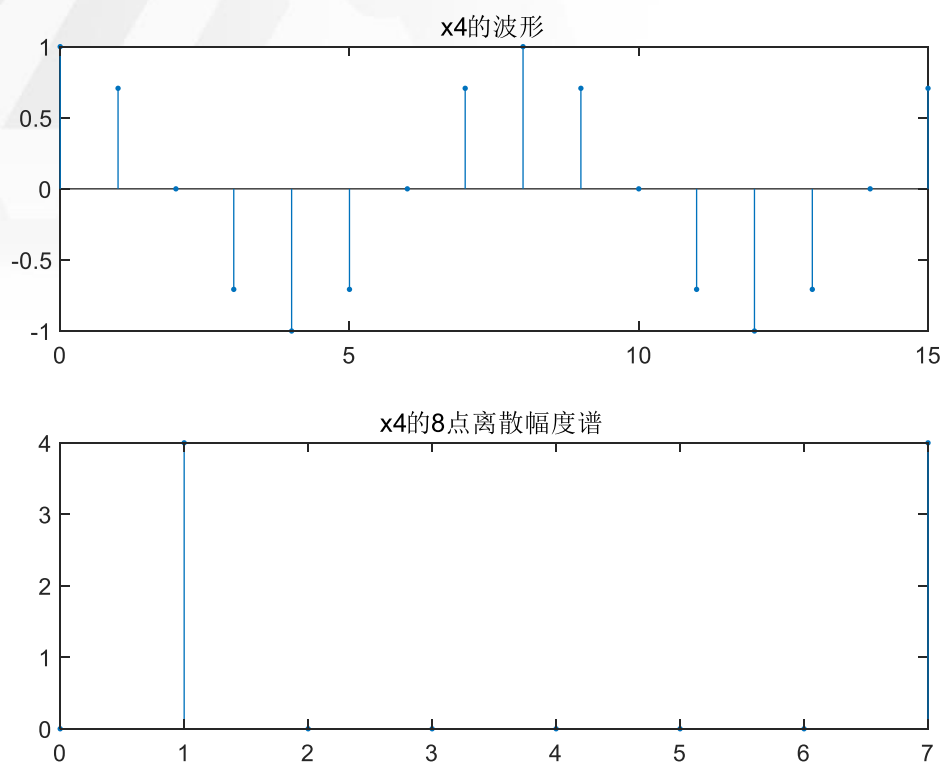
实验任务三：编写 matlab.M 文件对信号 $x_4(n)$ 做 8 点和 16 点的 FFT。

代码展示：

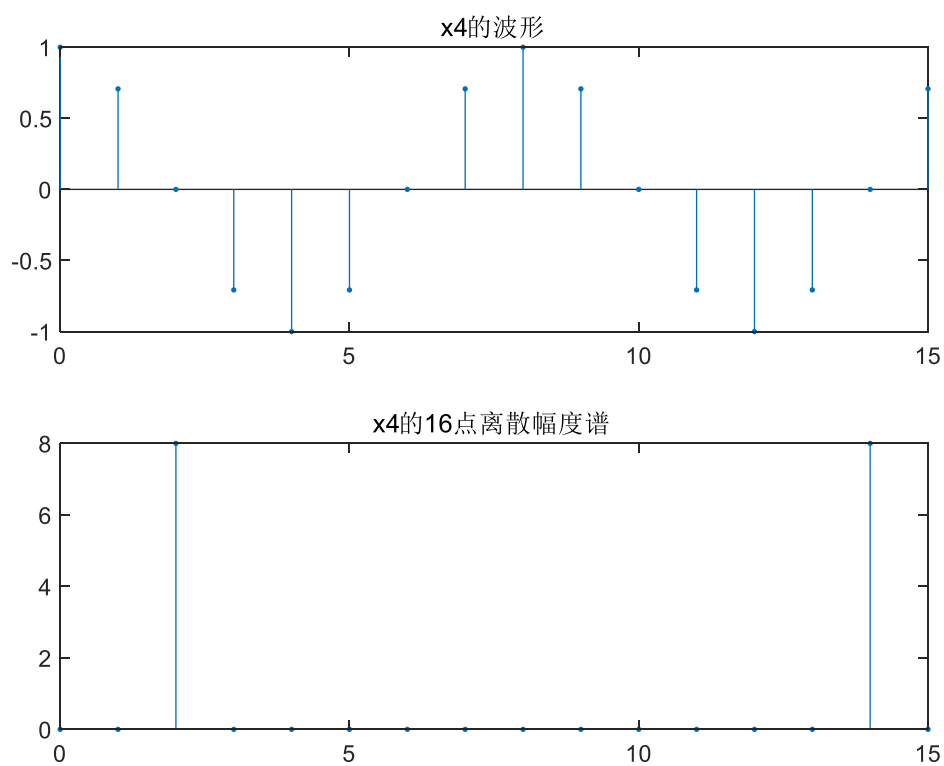
```
1. %对  $x_4(n)$  作 8 点和 16 点的 FFT,
2. n=0:15;
3.  $x_4 = \cos(\pi/4 * n)$ ;
4. X48=fft( $x_4$ ,8);
5. X416=fft( $x_4$ ,16);
6. figure(1);
7. subplot(211);
8. stem(0:length( $x_4$ )-1, $x_4$ ,'. ');
9. title('x4 的波形');
10. subplot(212);
11. stem(0:7,abs(X48),'. ');
12. title('x4 的 8 点离散幅度谱');
13. figure(2);
14. subplot(211);
15. stem(0:length( $x_4$ )-1, $x_4$ ,'. ');
16. title('x4 的波形');
17. subplot(212);
18. stem(0:15,abs(X416),'. ');
```

```
19.title('x4 的 16 点离散幅度谱');
```

结果截图如图五、图六：



图五



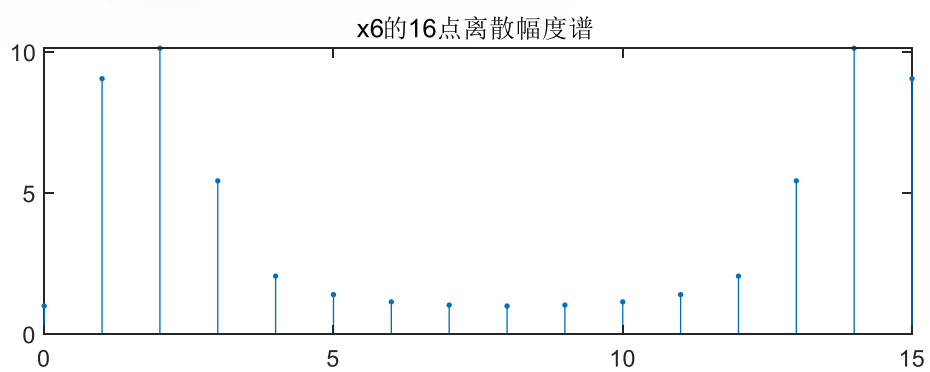
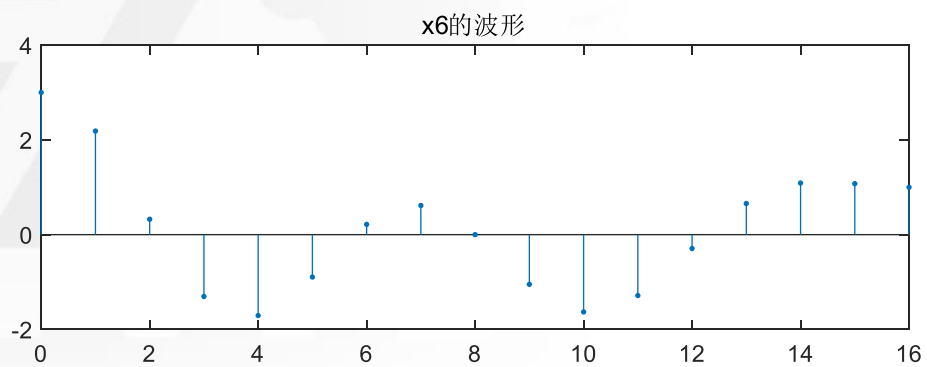
图六

实验任务四：编写 matlab M 文件对信号 $x_6(n)$ 以 $f_s=64$ (Hz) 采样后做 $N=16$ 、 32 、 64 点的 FFT。

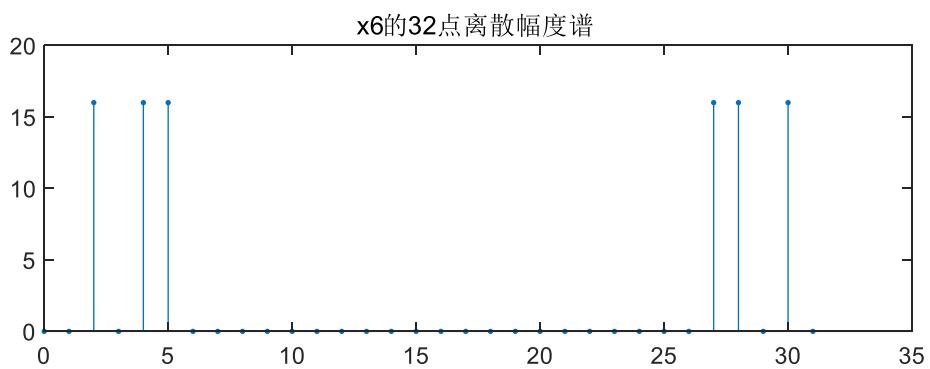
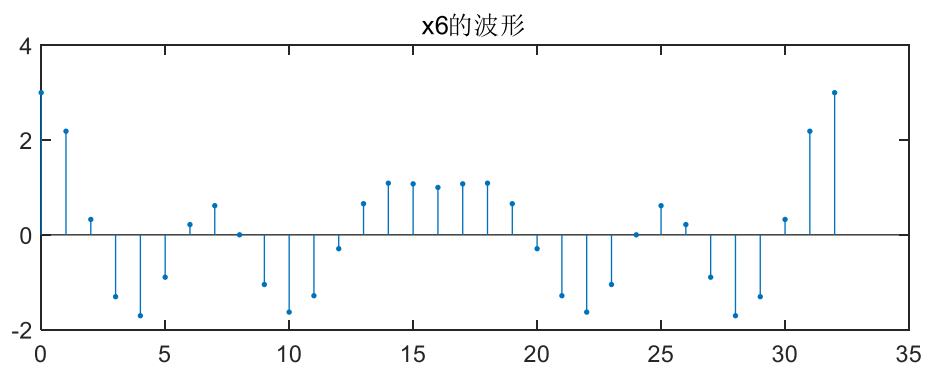
代码展示：

```
1. %对  $x_6(n)$  作 16 点、32 点和 64 点的 FFT,
2. n1=0:16;
3. fs=64;
4.  $x_6=\cos(8\pi n_1/fs)+\cos(16\pi n_1/fs)+\cos(20\pi n_1/fs)$ ;
5.  $X_{616}=\text{fft}(x_6,16)$ ;
6. figure(1);
7. subplot(211);
8. stem(0:length( $x_6$ )-1, $x_6$ ,'. ');
9. title('x6 的波形');
10. subplot(212);
11. stem(0:15,abs( $X_{616}$ ),'. ');
12. title('x6 的 16 点离散幅度谱');
13. n2=0:32;
14.  $x_6=\cos(8\pi n_2/fs)+\cos(16\pi n_2/fs)+\cos(20\pi n_2/fs)$ ;
15.  $X_{632}=\text{fft}(x_6,32)$ ;
16. figure(2);
17. subplot(211);
18. stem(0:length( $x_6$ )-1, $x_6$ ,'. ');
19. title('x6 的波形');
20. subplot(212);
21. stem(0:31,abs( $X_{632}$ ),'. ');
22. title('x6 的 32 点离散幅度谱');
23. n3=0:64;
24.  $x_6=\cos(8\pi n_3/fs)+\cos(16\pi n_3/fs)+\cos(20\pi n_3/fs)$ ;
25.  $X_{664}=\text{fft}(x_6,64)$ ;
26. figure(3);
27. subplot(211);
28. stem(0:length( $x_6$ )-1, $x_6$ ,'. ');
29. title('x6 的波形');
30. subplot(212);
31. stem(0:63,abs( $X_{664}$ ),'. ');
32. title('x6 的 64 点离散幅度谱');
```

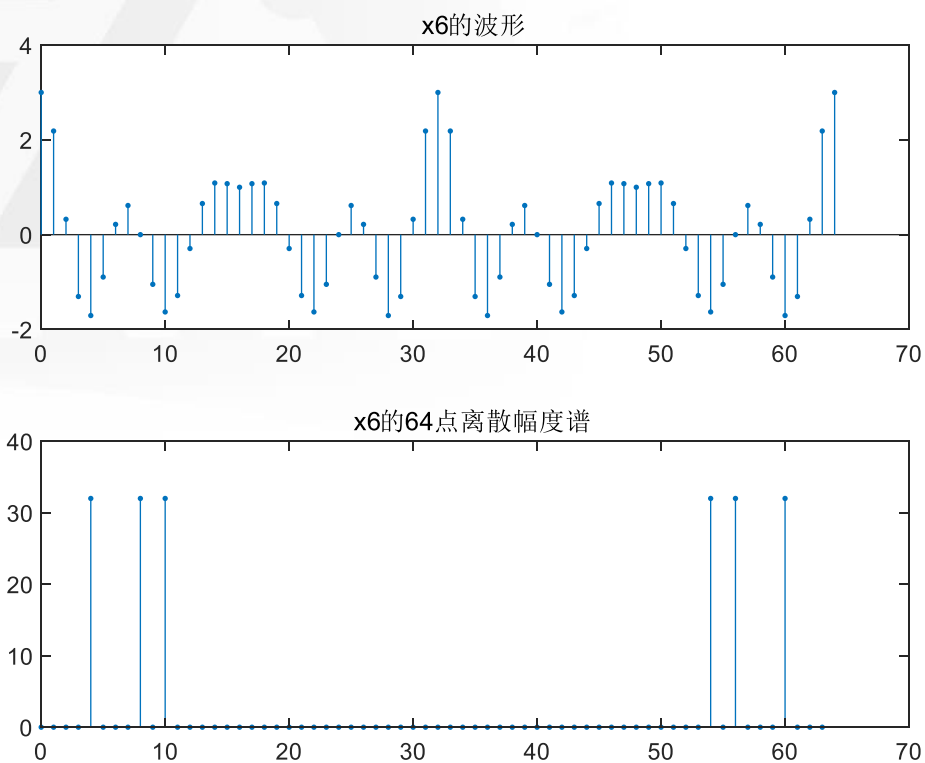
结果截图如图七、图八、图九：



图七



图八



图九

实验任务五：、编写 matlab M 文件，读取 motherland.wav 数据，分析第 8000 至 8199 共 200 个采样点的频谱（提示是傅里叶变换）。方法：对这 200 个点数据做 $N=512$ 的 DFT（采用 FFT 实现）。要求：画出其在 $[0, 2\pi)$ 的连续幅度谱和相位谱图。

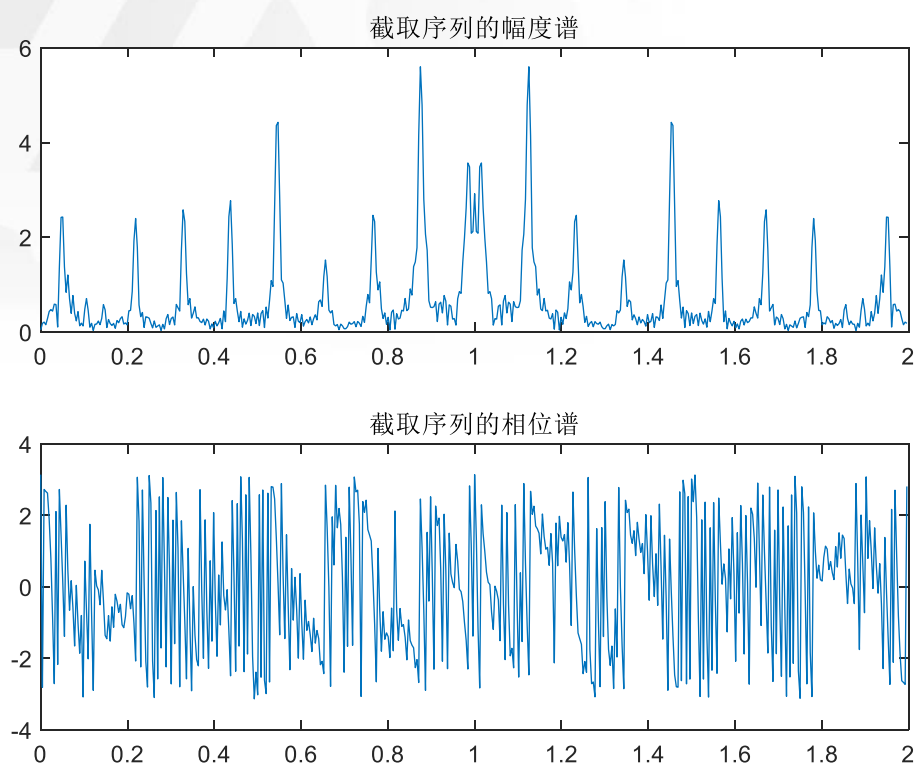
代码展示：

```

1. [xn,fs]=audioread('motherland.wav');
2. x=xn(8000:8199);
3. N=512;
4. xnk=fft(x,N);
5. subplot(211);
6. plot(2*(0:N-1)/N,abs(xnk(1:N)));
7. title('截取序列的幅度谱');
8. subplot(212);
9. plot(2*(0:N-1)/N,angle(xnk(1:N)));
10. title('截取序列的相位谱');

```

结果截图如图十：



图十

四、思考题

1、在 $N=8$ 和 $N=16$ 两种情况下 $x_2(n)$ 、 $x_3(n)$ 的幅频特性会相同吗？为什么？

答：当 $N=8$ 时，两种幅频特性相同；当 $N=16$ 时不同；原因是：由图可知， $N=8$ 时正、反三角波的频域图形是相同的。因为作 DFT 时要先周期延拓作完后取主值部分，而正反三角波周期延拓后是相同的，只差一个相位，因此得到的频域图形也是相同的； $N=16$ 时，两者的频谱不同，因为此时再做周期延拓就不相同了。在后面补零对于正三角波在 $n=8$ 时是连续的，而反三角波在 $n=8$ 时有点突变，时域中出现了陡峭的地方，在频域中频谱分量会增多。通过 $N=8$ 和 $N=16$ 比较得，通过在原序列的末端补零，增加了采样的点数，使谱线增多，弱化了栅栏效应，但增多后的谱线形状是与时域信号的形状有关的。

2. 如果周期信号的周期预先不知道, 如何用 FFT 进行分析?

答: 设一个定长的 m 值, 先取 $2m$, 看 $2m/m$ 的误差是否大, 如大的话再取 $4m$, 看 $4m/2m$ 的误差是否大, 如不大, $4m$ (4 倍的 m 值) 则可近似原来点的谱分析。

3. 序列 $x=[1,1,2,2,3,3,2,2,1,1]$ 。(1) 对 x 进行 2 选 1 的抽取, 得到序列 $x_1=[1,2,3,2,1]$; (2) 对 x 进行 0 值内插, 得到序列 $x_2=[1,0,2,0,2,0,3,0,3,0,2,0,2,0,1]$ 。试使用函数 `fft` 分别画出 x 、 x_1 和 x_2 在 $[0,2\pi)$ 的连续幅度谱图 (提示是序列傅里叶变换的幅度谱)。写出 x_1 和 x_2 与 x 频谱关系的数学表达式, 并解释 x_1 和 x_2 与 x 的幅度频谱的变化。

代码展示:

```
N=32;
x=[1,1,2,2,3,3,2,2,1,1];
x1=zeros(length(x)/2,1);
for i=1:length(x1)
    x1(i)=x(2*i);
end
x2=zeros(length(x)*2,1);
for i=1:length(x)
    x2(2*i-1)=x(i);
end
subplot(311);
X=fft(x,N);
X1=fft(x1,N);
X2=fft(x2,N);
```

```

subplot(311);

plot(2*(0:N-1)/N,abs(X(1:N)));

title('x 的 fft 的幅度谱');

subplot(312);

plot(2*(0:N-1)/N,abs(X1(1:N)));

title('x1 的 fft 的幅度谱');

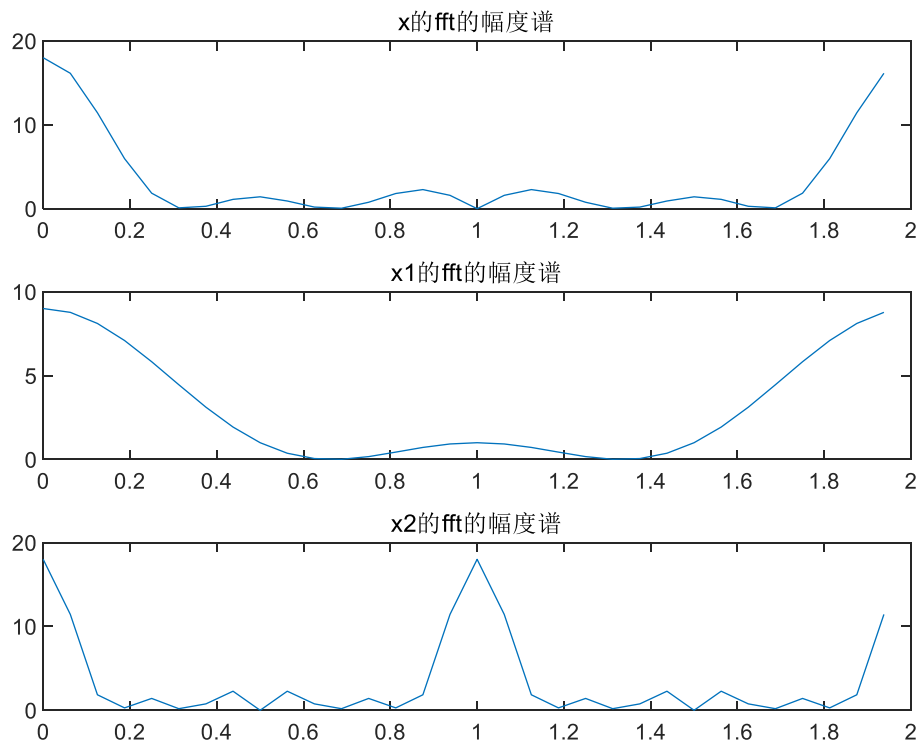
subplot(313);

plot(2*(0:N-1)/N,abs(X2(1:N)));

title('x2 的 fft 的幅度谱');

```

结果截图如图十一：



图十一

$$X_d(e^{j\Omega}) = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} X(e^{j(\frac{\Omega}{N} - \frac{2k\pi}{N})})$$

分析：当抽取时，利用尺度变换， $(N=2)$ ，抽取信号的频谱是被扩展 N 倍的离散时间信号的频谱以 2π 为间隔周期重复的结果。或者说，抽取信号的频谱由 N 个离散时间信号的频谱叠加而成，这 N 个频谱的频带被扩展了 N 倍，而且，每个频谱之间相距 2π ；

内插时：利用尺度变换， $X_i(e^{j\Omega}) = X_d(e^{jN\Omega})$

该式表明，内插信号的频谱是对抽取信号的频谱进行尺度压缩变换的结果，其尺度因子为 $1/N$ ($N=2$)。