

MATHEMATICA MODEL

非线性交调的 频率设计

主讲：龚劬



摘要

本案例研究的是一非线性系统，当其输入为特定离散频率时，输出信号中原频率与交调频率之间的频差关系及相应的幅值关系，并据此选择输入信号的频率，以避免交调形成噪声干扰。

采用线性回归的方法获得系统的特性函数为：

$y(t)=0.255091u(t)+0.0453838u^2(t)-0.000413u^3(t)$ ，并通过显著性检验，且 R^2 大于0.999，说明该模型是合理的。

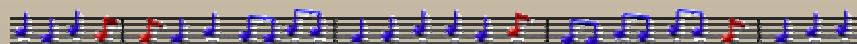
在进行频率设计时考虑解为整数的特点，在穷举搜索法的基础上建立简单模型；通过简化判决条件，缩小检验范围，提高搜索速度，建立改进的搜索模型；进一步还给出了具有一般性的傅氏求解方法，最终得到两组解为

$f_1=36, f_2=42, f_3=55$ 和 $f_1=36, f_2=49, f_3=55$

摘要

若考虑提高信噪比，则最优解为第一组解。

综上所述，本模型设计中充分考虑题设要求，在合理假设下简化模型，设计的模型具有简单、实用、易推广、适应范围广的特点。



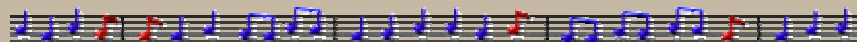
一、问题背景

在通信工程中，信号的可靠性是至关重要的，在信号的传输过程中，往往遇到噪声干扰，干扰可能来自系统的外部，也可能由系统本身的非线性输出过程产生。

例如：一非线性系统 $y(t) = u(t) + u^2(t)$

输入 $u(t) = \cos 2\pi f_1 t + \cos 2\pi f_2 t$

输出信号 $y(t)$ 中还包含有新频率 $f_i \pm f_j (i, j = 1, 2)$ 称为交调，如果交调出现在原有频率的附近，就会形成噪声干扰。因此，在工程设计中，需要对输入信号的频率进行适当的选择，以避免交调形成噪声干扰。



二、问题

已知一SCS（非线性）系统，输入输出的对应关系由一组实验数据给定。

输入	0	5	10	20	30	40	50	60	80
输出	0	2.25	6.80	20.15	35.70	56.40	75.10	87.85	98.50

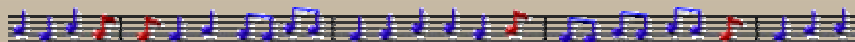
输入 $u(t) = A_1 \cos 2\pi f_1 t + A_2 \cos 2\pi f_2 t + A_3 \cos 2\pi f_3 t$

其中 $A_1=25$, $A_1=25$, $A_2=10$, $A_3=45$, 是输入信号的振幅 ,
要求设计输入频率 f_1, f_2, f_3 并使其满足下列条件 :



满足的条件

- 1 . $f_1 \in [36,40], f_2 \in [41,50], f_3 \in [46,55]$.
- 2 . 在区间范围内 , f_1, f_2, f_3 只选择整数值。
- 3 . 通过SCS后的交调只考虑二阶类型 $f_i \pm f_j (i, j = 1,2,3)$ 和三阶类型 $f_i \pm f_j \pm f_k (i, j, k = 1,2,3)$
- 4 . $f_i \notin [f_j - 5, f_j + 5] (i, j = 1,2,3, i \neq j)$ 。
- 5 . 交调 $f_n = f_i \pm 6$ 时 , 信噪比 $\text{SNR} = 10 \lg \frac{B_i^2}{C_n^2} > 10 \text{dB}$ 。其中 B_i 是 f_i (输入频率) 的振幅 , C_n 是 f_n (交调) 的振幅。



四、问题的分析

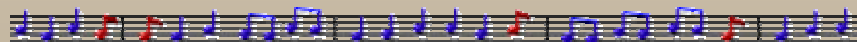
需建立两个模型

- 第一个模型是系统的输入输出函数模型。

利用题目中给出的实验数据，在合理假设的情况下，通过拟合或回归的方法求解输入输出关系中的参数。

- 第二个模型是频率设计模型。

由于求解范围在整数的范围，而且可得组合在数量上不是十分大，所以可考虑采用搜索法进行求解。



五、假设

1. 该系统为一因果、时不变、无记忆的非线性系统。由因果时不变系统的特性可知：
 - (1) 系统具有零输入时零输出的特点；
 - (2) 系统参数不随时间零输出的特点；
2. 假设该系统的参数不随输入信号的频率变化而变化，
3. 系统的特性函数由实验进行测量给出。实验中输入信号是一确定量。输出观测量中不含系统误差，只有观测误差，其对应输入量的关系为 $y = f(u) + \varepsilon$ 其中 ε 为随机扰动，假设该扰动是符合 $\mu = 0$ 的正态分布。



六、符号说明

$A(f)$	频率为 f 分量的幅值
B	接收带 (单边)
B_i	输入频率的振幅
C_n	交调 f_n 的振幅
f'	交调频率
f_i	输入频率
SNR	信噪比 $(10 \lg \frac{B_i^2}{C_n^2})$
$u(t)$	输入信号
$y(t)$	输出信号



七、系统特性函数的回归模型

定义系统特性函数为： $y(t)=f[u(t)]$ 。

若只考虑 t_0 时刻，由假设知， $y(t_0)=f[u(t_0)]$ 可简写为： $y=f(u)$ ，其中 u 为输入信号，而 y 为输出信号。

由假设3知， $y=f(u)+\varepsilon$ ，因为 ε 符合 $\mu=0$ 的正态分布，所以可以根据实验数据用回归模型进行求解。

基于三点原因：

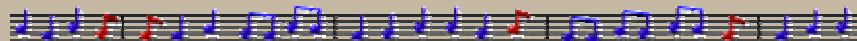
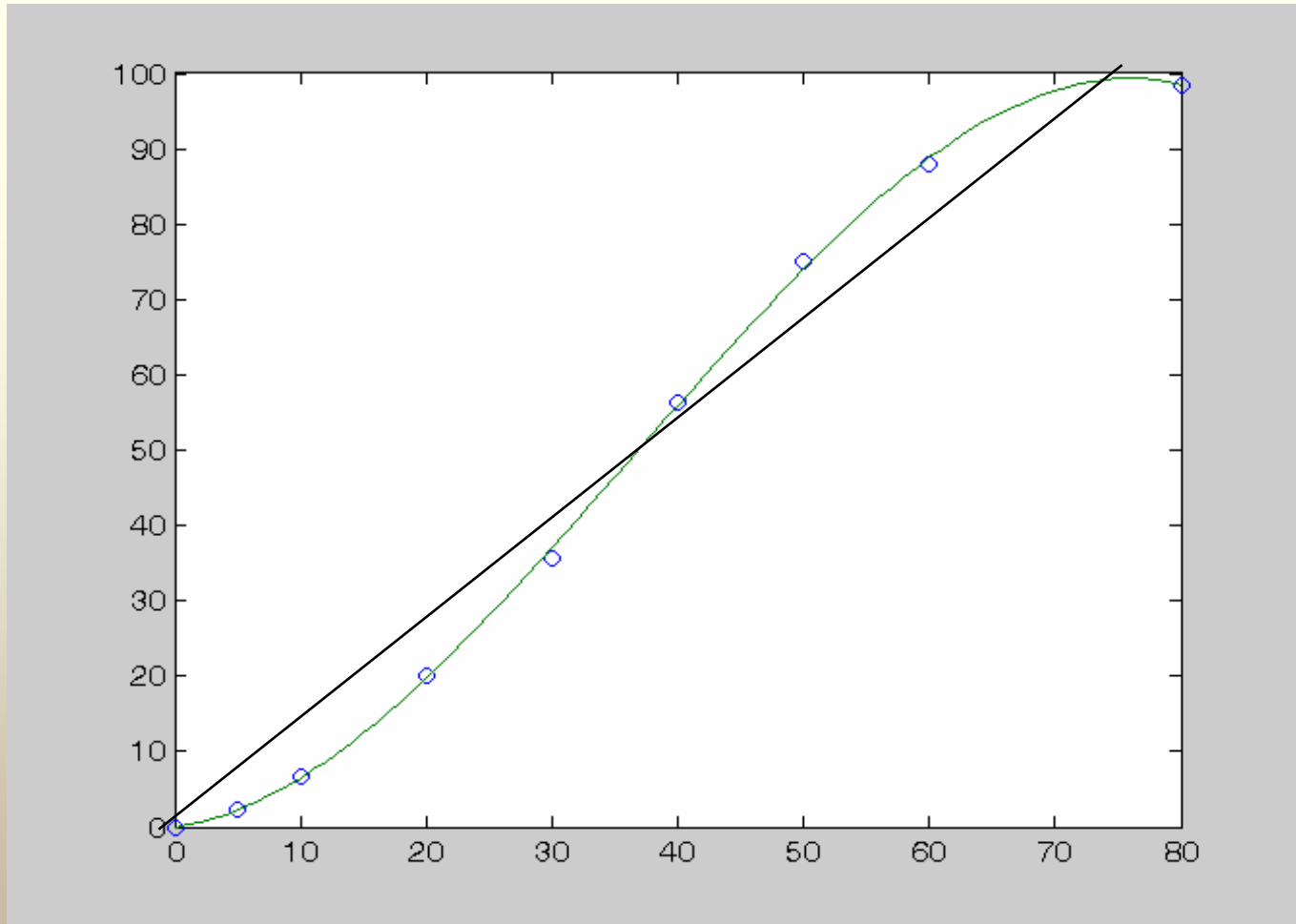
- (1) 假设1中为零输入时零输出；
- (2) 只考虑二阶及三阶交调的影响；
- (3) 多项式有利于频率及幅度的求解。

结合样本的散点图的形状，确定回归的模型为

$$y = a_1u + a_2u^2 + a_3u^3$$



七、系统特性函数的回归模型



七、系统特性函数的回归模型

确定系数 a_1, a_2, a_3 的方法

1) 求解优化问题：

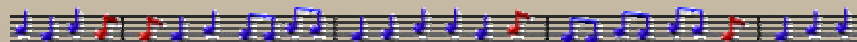
$$\min Q(a_1, a_2, a_3) = \sum_{i=1}^n \varepsilon_i^2 = \sum_{i=1}^n [y_i - (a_1 u_i + a_2 u_i^2 + a_3 u_i^3)]^2$$

这是一个二次规划问题，可调用MATLAB软件中的函数quadprog求解。

或求解优化问题

$$\min Q(a_1, a_2, a_3) = \max_i |\varepsilon_i| = \max_i |y_i - (a_1 u_i + a_2 u_i^2 + a_3 u_i^3)|$$

这是一个最大最小化问题，可调用MATLAB软件中的函数fminimax求解。



七、系统特性函数的回归模型

确定系数 a_1, a_2, a_3 的方法

2) 线性最小二乘拟合

$$\text{令 } x_1=u, x_2=u^2, x_3=u^3$$

用三元函数 $y=a_1x_1+a_2x_2+a_3x_3$ 来拟合已给数据 (u_i, u_i^2, u_i^3, y_i) ，可调用MATLAB软件中的函数`lsqcurvefit`求解。

3) 多元线性回归

$$\text{回归模型为 } \begin{cases} Y = a_1x_1 + a_2x_2 + a_3x_3 + \varepsilon \\ \varepsilon \sim N(0, \sigma^2) \end{cases}$$

可调用MATLAB软件中的`regress`，得到系数的预测值。



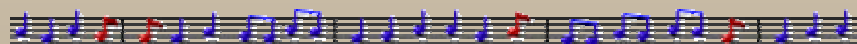
七、系统特性函数的回归模型

用多元线性回归得到系数 a_1, a_2, a_3 的估计值

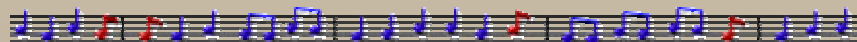
使用MATLAB软件中的多元线性回归，我们可以得到系数的预测值

为， $\hat{a}_1 = 0.244091$ ， $\hat{a}_2 = 0.045383$ ， $\hat{a}_3 = -0.000413$ ，
相关系数 R 的平方值大于0.999，且所有检验都通过，效果很好。

若单纯从数据上回归的需要出发，我们共设计了7种类型的多项式，通过MATLAB中的regress和stepwise求解后得到各自优缺点，并列于下页的表中。



	模型	优点	缺点
1	$y=a+bu$	线性化，检验通过 $R=0.97$	不能反映系统非线性，无交调分量产生
2	$y=a+bu+cu^2$	系数显著性检验通过，二次项检验稍差	不能产生三阶交调
3	$y=a+bu+cu^2+du^3$	可以产生三次交调	常数项显著性检验不通过
4	$y=au+bu^2+cu^3$	可产生三次交调，显著性检验都通过 $R^2=0.999$	最多只能产生三次交调
5	$y=a+bu+cu^2+du^3+eu^4$		四次项系数检验不通过，没有意义
6	$y=a+bu+cu^2+du^3+eu^4+fu^5$	R^2 进一步提高，五次项系数显著性检验通过	常数项及二次项不能通过显著性检验
7	$y=au+bu^3+cu^4+du^5$	R^2 再一步提高，显著性检验很好	产生交调增多，下一步分析变复杂



七、系统特性函数的回归模型

进一步，对 u ， u^2 ， u^3 进行逐步回归，参量进入顺序为 u ， u^3 ， u^2 ，说明奇数项的作用较大。而且在所作的7种模型中，最优的模型4与模型7均不含有常数项，说明假设1是合理的。



八、频率设计模型的分析与求解

将输入

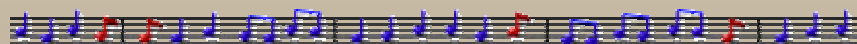
$$u(t) = A_1 \cos 2\pi f_1 t + A_2 \cos 2\pi f_2 t + A_3 \cos 2\pi f_3 t$$

代入系统的输入输出特性函数

$$y(t) = 0.2441 u(t) + 0.04538 u^2(t) - 0.004133 u^3(t)$$

中，利用积化和差公式 $\cos \alpha \cos \beta = \frac{1}{2} [\cos(\alpha + \beta) + \cos(\alpha - \beta)]$ 经整理得到 $y(t)$ 的频率成分有以下几种：

- (1) 1阶： $f_i, i=1, 2, 3;$
- (2) 2阶： $|f_i \pm f_j|, i, j=1, 2, 3;$
- (3) 3阶： $|f_i \pm f_j \pm f_k|, i, j, k=1, 2, 3;$



八、频率设计模型的分析与求解

将输入

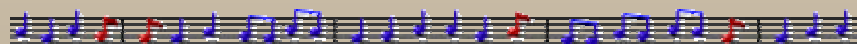
$$u(t) = A_1 \cos 2\pi f_1 t + A_2 \cos 2\pi f_2 t + A_3 \cos 2\pi f_3 t$$

代入系统的输入输出特性函数

$$y(t) = 0.2441 u(t) + 0.04538 u^2(t) - 0.004133 u^3(t)$$

中，利用积化和差公式 $\cos \alpha \cos \beta = \frac{1}{2} [\cos(\alpha + \beta) + \cos(\alpha - \beta)]$ 经整理得到 $y(t)$ 的频率成分有以下几种：

- (1) 1阶： $f_i, i=1, 2, 3;$
- (2) 2阶： $|f_i \pm f_j|, i, j=1, 2, 3;$
- (3) 3阶： $|f_i \pm f_j \pm f_k|, i, j, k=1, 2, 3;$



八、频率设计模型的分析与求解

(1) 频率条件

对接收带宽为 $2B$ 的情况，当一频率组 f_1, f_2, f_3 满足下列条件时称为满足频率条件（除去 $f_i + f_j$ 情况）。

$$a. f_i \notin [f_j - B, f_j + B] \quad (i, j = 1, 2, 3)$$

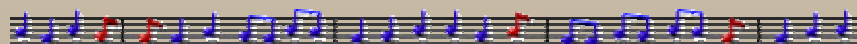
$$b. f_i \pm f_j \notin [f_l - B, f_l + B] \quad (i, j, l = 1, 2, 3)$$

$$c. f_i \pm f_j \pm f_k \notin [f_l - B, f_l + B] \quad (i, j, k, l = 1, 2, 3)$$

(2) 幅度条件

C_n 为交调产生的振幅， B_i 为输出中主频的振幅。若

$$f_n = f_i \pm 6 (i = 1, 2, 3), \text{ 则对应SNR} = 10 \lg \frac{B_i^2}{C_n^2} > 10 \text{dB} \text{。}$$



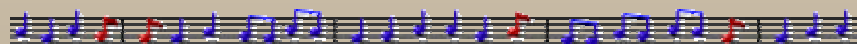
八、频率设计模型的分析与求解

(3) 第一类解

满足 $B=6$ 的频率条件时的频率组，即为第一类解。显然，第一类解使所有差频与和频都落在 $f_i \pm 6(i=1,2,3)$ 外，因而自然满足幅度条件。

(4) 第二类解

满足 $B=5$ 的频率条件的频率组即为第二类解。



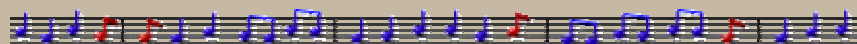
八、频率设计模型的分析与求解

模型 I：简单模型

频率 f_1, f_2, f_3 为整数，且 $f_1 \in [36, 40], f_2 \in [41, 50], f_3 \in [46, 55]$. 因而解的可能组合有限，用穷举法搜索可能的组合。

搜索过程：当给定一组频率组，通过回归模型，将所产生的新的和频与差频进行记录，然后检验频率条件与幅度条件，符合则输出所得解，并更换另一组频率组重复上述步骤，直至所有可能情况都列举完。

考虑到频率条件比幅度条件简单，可将上述搜索过程分两步。第一步先搜索满足频率条件的频率组。第二步则在第一步中求得的解中检验幅度条件，搜索出第二类解。



八、频率设计模型的分析与求解

模型I：简单模型

第一步中，没有第一类解，第二类解的可能组合有6个：

(36 , 42 , 54) (36 , 42 , 55) (36 , 48 , 54)

(36 , 49 , 55) (37 , 43 , 55) (37 , 49 , 55)

第二步中，检验幅度条件后得到两个满足条件的第二类解：

(36 , 42 , 55) (36 , 49 , 55)

比较得到的两组解在 $f_i \pm 6$ 的SNR值，可确定解1优于解2，即最优解为(36 , 42 , 55)，次优解为(36 , 49 , 55)



八、频率设计模型的分析与求解

模型II：改进模型

考虑交调减去主频后的频差的特点，可将频率条件简化。

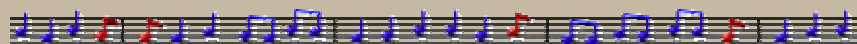
定理：设离主频最近的交调与相应主频之间的频差的绝对值为 d ，则当 $f_i + f_j > f_k (i, j, k = 1, 2, 3)$ 时，

$$d = \min(f_3 - f_2, f_2 - f_1, 2f_1 - f_3, |f_3 + f_1 - 2f_2|) \quad (f_1 < f_2 < f_3)$$

因此，频率条件可简化为：对接收带 $2B$ 而言，要求 $d > B$ 。

所以我们将搜索条件改为 $d > B$ ，写成不等式组的形式为：

$$\begin{cases} f_3 - f_2 > B \\ f_2 - f_1 > B \\ 2f_1 - f_3 > B \\ |f_3 + f_1 - 2f_2| > B \end{cases}$$



八、频率设计模型的分析与求解

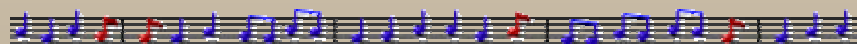
对应所给数据 $B=6$ 及 f_1, f_3 的区间范围可知, $2f_1 - f_3 > B$

必然成立。 $B=5$ 时同样成立。

采用改进模型的一大优点是将问题设置为一规划问题：目标函数为使交调的SNR最小，约束方程一线性不等式组给出：

$$\left\{ \begin{array}{l} f_1 \in [36,40] \\ f_2 \in [41,50] \\ f_3 \in [46,55] \\ f_2 - f_1 > B \\ f_3 - f_2 > B \\ |f_3 + f_1 - 2f_2| > B \end{array} \right.$$

这一规划问题的整数解
即为本问题的最优解。



八、频率设计模型的分析与求解

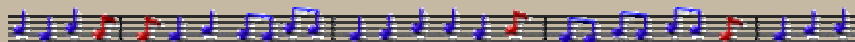
模型III：傅氏级数展开法

在前面的模型中，仅局限于系统特性函数为三次多项式，这种简单的函数可通过各分量相乘来获得幅值，已相当麻烦且规律比较复杂。若系统的特性函数的多项式阶次提高或为非多项式形式，上述方法中的幅度条件很难判定。而采用傅氏级数法则可适应不同的函数类型。

当输入为离散整数频率时， $y(t)$ 的基频是整数， $y(t)$ 周期为1。所以，任意频率分量幅值 $A(f') = \sqrt{a^2 + b^2}$

其中 $a = 2 \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} y(t) \cos 2\pi f' t dt$, $b = 2 \int_{-\frac{1}{2}}^{\frac{1}{2}} y(t) \sin 2\pi f' t dt$ 。

在本题中， $y(t)$ 为偶函数，故有 $A(f') = a = 4 \int_0^{\frac{1}{2}} y(t) \cos 2\pi f' t dt$



八、频率设计模型的分析与求解

模型III：傅氏级数展开法

用数值积分求出 $A(f')$ ，这种方法运算量大，但可适应各种输入函数。

在本题中，应先按模型II（改进模型）的搜索方法找到可能解，再计算这些解中需检验幅值的频率的 $A(f')$ 就可以进行检验，求出满足幅值条件的解。

使用MATLAB软件对两组频率值（36，42，54）、（36，42，55）进行本节中的分析，得到的结果与前面模型得到的结果相同。

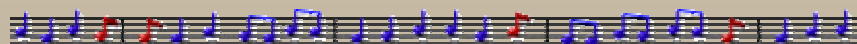


九、稳定性分析

1. 解关于系统特性函数多项式系数的稳定性

这里讨论当系统多项式的系数在什么范围变化时，解仍是解，非解仍是非解。

当系统特性函数多项式系数发生变化时，输出的频率不变，但各频率的振幅将发生变化。故只需讨论系统特性函数多项式系数变化时对有关信噪比的影响，即当多项式系数在什么范围变化时，前面得到的6组频率中，2、4组仍是解，3~6组仍是非解。

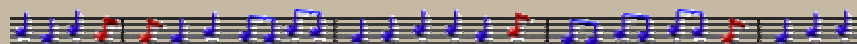


九、稳定性分析

1. 解关于系统特性函数多项式系数的稳定性

这里讨论当系统多项式的系数在什么范围变化时，解仍是解，非解仍是非解。

当系统特性函数多项式系数发生变化时，输出的频率不变，但各频率的振幅将发生变化。故只需讨论系统特性函数多项式系数变化时对有关信噪比的影响，即当多项式系数在什么范围变化时，前面得到的6组频率中，2、4组仍是解，3~6组仍是非解。



九、稳定性分析

2. 高阶系统多项式 (≥ 4 阶) 对解的影响

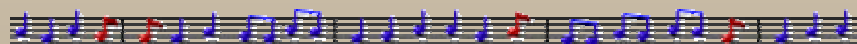
前面系统多项式，采用的是三阶多项式，实际上大于等于4次的函数亦能产生一阶、二阶、三阶的交调。但由于4次及4次以上的项其系数非常小 ($\leq 10^{-5}$)。故其产生的交调的振幅相对3次项产生的该交调的振幅的变化在解的稳定范围内，故用3次多项式是足够精确的。



十、模型的优缺点及其改进和推广

1. 模型的优缺点

类别	优点	缺点
模型	原理简单明了	相对而言运算次数多
模型	求解速度快，程序简练，推广容易	只能搜索第一类解及第二类可能解
模型III	适用于任意系统的特性函数	速度慢，运算量大，



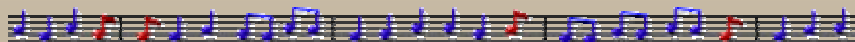
十、模型的优缺点及其改进和推广

2. 改进与推广

(1) 频率选择区间加大对第一类解的影响

当选择区间达到一定范围，特别是两端频率 f_1, f_3 之间的距离扩大时，第一类解必然可以找到，说明增大高、低频分量的频差有助于减小交调的影响。当将 f_3 选择频率设为 $[46, 57]$ 时，可得两个第一类解：

$(36, 43, 57)$ 和 $(36, 50, 57)$

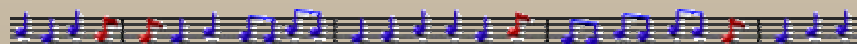


十、模型的优缺点及其改进和推广

2.改进与推广

(2) 接收带大小对解的影响

从程序运行结果可知，对于同一频率分辨力，当接收带缩小时，可能解的个数将大幅度增加。如为整数解时，当接收带从5降至4时，可能解的个数由6变为44。对于频率分辨力为0.5与0.1也有相同情况。如对于频率分辨力为0.1，当接收带从5降为4时，可能解的个数从322一下子变为12782个。



十、模型的优缺点及其改进和推广

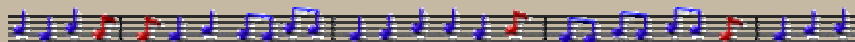
2.改进与推广

(3) 将输入信号由3项改为n项

$$u(t) = \sum_{k=1}^n A_k \cos 2\pi f_k t$$

研究其信噪比的计算和研究高阶交调（如5，7阶）的分析。Fourier分析是研究此问题的重要工具。

返回



The End

