# 一种低信噪比条件下的深空探测载波捕获算法

杜检来, 方堃, 刘刚, 李琦

(上海航天电子有限公司,上海 201821)

摘 要: 针对深空测控通信系统中,接收端收到的载波信号信噪比极低的特点,提出了一种时分复用的二维FFT载波 捕获方法。该方法在降低资源消耗的情况下,能够有效实现低信噪比条件下的载波捕获。仿真实验表明,使用此种方法, 能够在载噪比为17 dBHz的条件下,完成对载波频偏最大为100 kHz、载波频率变化率最大为100 Hz/s的载波信号的快速捕获,是一种兼顾性能和工程应用的捕获方法。

关键词:载波捕获;二维快速傅里叶变换;时分复用;资源消耗

中图分类号: V443+.1 文献标识码: A 文章编号: 2095-7777(2018)02-0162-06

DOI:10.15982/j.issn.2095-7777.2018.02.008

**引用格式**:杜检来,方堃,刘刚,等.一种低信噪比条件下的深空探测载波捕获算法[J].深空探测学报,2018,5(2):162-167.

**Reference format:** DU J L, FANG K, LIU G, et al. A deep space exploration carrier capture algorithm with low SNR[J]. Journal of Deep Space Exploration, 2018, 5 (2) : 162-167.

### 0 引 言

进入21世纪以来,随着探测器成功登陆火星、土 星,深空探测越来越成为全球关注的焦点<sup>[1]</sup>。深空探测 作为人类认识自己、了解太阳系和宇宙起源、探索宇 宙奥秘的重要途径,具有重要的科学和经济意义。在 我国,随着"嫦娥工程"的成功实施,已经迈出了深空 探测的第1步,而随着航天事业的发展,后续更远的火 星探测计划也已经启动。

深空测控通信系统是深空探测工程的重要组成部分。它提供探测器发射和长期运行全过程的测控支持,是地面系统与深空探测器联系的唯一通道和手段<sup>[1]</sup>。而相对于地球卫星的测控通信系统,深空测控通信系统作用距离大大增加。以火星为例,其距离地球(59.6~401.3)×10<sup>6</sup> km,相当于地球静止轨道距离的1114.72~1655.56倍。相对于地球同步卫星,其通信路径损耗增加量最高可达64.3 dB。因此,深空通信接收的信号非常微弱,这将导致接收信号的信噪比极低,对于通信系统的载波捕获是一个巨大的挑战。

目前,针对低信噪比条件下的载波捕获算法主要 有3类<sup>[7]</sup>:①基于极大似然(Maximum Likelihood, ML)或改进的ML准则估计算法;②时频分析法; ③含预处理的FFT(Fast Fourier Transform)算法。传 统的ML算法,是一个多维搜索的非线性优化问题,计 算复杂度高,对初始值的选取要求也高,几乎无法在 实际中应用。而时频分析法、现有的算法存在参数估 计鲁棒性差、复杂度高、门限敏感等问题,给实际应 用带来困难。故本文在传统一维FFT算法的基础上, 提出了一种时分复用的二维FFT载波捕获方法,其计 算简单,资源消耗较低,利于工程应用。

### 1 深空通信载波捕获技术

在深空测控通信系统中,接收端接收到的射频信 号经过通道下变频后,变为可为基带处理的中频信 号,其频率成分中包括中频、载波频偏、载波频率变 化率及其更高阶变化率。在信号的捕获阶段,如不考 虑载波频率二阶及以上的变化率,可以将输入信号看 做是线性调频(Linear Frequency Modulation, LFM) 信号。现利用载波频率线性变化模型来分析信号,其 复数模型信号为

$$x(t) = A e^{(j \times (2\pi (f_0 + \frac{1}{2} f_d' t)t + \varphi_0))}$$
(1)

其中: A为信号幅度;  $f_0$ 为实际信号频率(包含载波频 偏 $f_d$ );  $f_d$ '为载波频率变化率;  $\varphi_0$ 为初始相位。

在深空通信载波捕获中,主要是采用FFT变换对 载波信号进行分析,进而找出频谱峰值,完成载波捕 获。在没有载波频率变化率*f*<sub>d</sub>'的情况下进行FFT计算 后,频谱峰值就是一个点,但当有载波频率变化率

163

f<sub>4</sub>'的时候,频谱峰值就不再是一个点,而是一个平 台。这个平台的频域范围是[ $f_0$ ,  $f_0 + \frac{1}{2}f_d'T$ ],其中, T为被分析的这段信号的时间长度。由于平台的存在, 在深空通信中,对载波的捕获需要同时估计出载波频 偏fa与载波频率变化率fa'。

深空通信中用于估计载波频偏f<sub>d</sub>与载波频率变化 率fa'的方法是基于极大似然法的频率估计法,该方法 对信号频率的捕获过程实质上是对载波频率空间和载波 频率变化率空间的搜索过程,即将输入信号与本地的载 波(含载波频偏和载波频率变化率参数)相乘,得到

$$y(t) = x(t) \times e^{(j \times (-2\pi(f_l + \frac{1}{2}f_l't)t))}$$
  
=  $Ae^{(j \times (2\pi((f_0 - f_l) + \frac{1}{2}(f_d' - f_l't)t))}$  (2)

其中: f;为本地载波频率: f/表示假设的载波频率变 化率。

由式(2)可见,经过相乘后的信号仍然为LFM信 号,具有LFM信号的特性。

根据Parseval定理可知,能量是守恒的,时域能量 等于频域能量,不会因为变换而发生改变,故信号经 过傅里叶变换后其总能量保持不变<sup>33</sup>。现假设LFM信号 s(t)的幅频响应为 $S(\omega)$ ,能量为P,则可以得到等式为

$$P = \int_0^T |s(t)|^2 dt = \frac{1}{2\pi} \int_{-\infty}^\infty |S(\omega)|^2 d\omega$$
(3)

假设时间长度T和信号带宽B的乘积远大于1,则  $S(\omega)$ 可以近似为宽度为信号带宽B的矩形。因此,可 将上式右端频域能量的积分区间缩小为信号带宽范围  $[0, B], S(\omega)$ 用信号频谱中心处的幅值A代替,则信号 能量为



现设定LFM 信号的调频斜率为K,其中K=B/T,代 入上式得

$$P \approx \frac{1}{2\pi} \tilde{A}^2 \times KT \tag{5}$$

由式(5)可知,当LFM信号能量一定时,对相同 的时间长度T, LFM信号频谱幅值的平方 $\tilde{A}^2$ 与信号调频 斜率K成反比<sup>[3]</sup>。式(2)中:  $f_d$  与 $f_l$  越接近,  $f_d' - f_l'$ 值越小,对消后信号的载波频率一次变化率 (调频斜率K)越小,相应输出信号的频谱峰值就越 高。这样,通过搜索频谱峰值,就可得到信号载波频 率(初始频率)和载波频率一次变化率(调频斜率) 的估值。

#### 时分复用的二维 FFT设计 2

由于平台的存在,要成功完成载波捕获,就需要 对载波频偏fa与载波频率变化率fa'两者同时进行搜 索。深空通信中接收到的信号信噪比极低,为了能够 成功捕获,需要对接收信号进行长时间的相干累加。 此外,由于载波频偏的存在,采样频率必须足够高, 这就意味着采样数据的量很大。对如此多的采样数据 直接进行FFT分析几乎是不可行的,为了降低运算量, 本文采用了一种时分复用的的二维FFT设计方法。

### 2.1 二维FFT设计

二维FFT设计的思想是: 根据接收信号的载波频 偏和载波频率变化率范围,将载波频偏和载波频率变 化率进行二维分段,根据分段信息,对接收信号分别 利用FFT进行分析,从而降低了数据处理量。该方法 可以同时估计出信号的载波频偏fa和载波频率变化率  $f_{4}$ ,故称为二维FFT捕获。其具体的实现方式如图1 所示。



图1 二维FFT捕获图 Fig. 1 The capture block diagram based on 2D-FFT

假设接收信号为x(t),接收信号载波频偏范围为 [ $f_{d\min}, f_{d\max}$ ],载波频率变化率范围为[ $f_{d\min}', f_{d\max}'$ ]。 将载波频偏按照间隔 $\Delta f_d$ 进行分段,每段中心频率为  $f_{d1}, f_{d2}, \dots, f_{dm-1}, f_{dm}$ ;将载波频率变化率按照 间隔 $\Delta f_d'$ 进行分段,每段变化率为 $f_{d1}', f_{d2}', \dots, f_{dn-1}', f_{dn}'$ ;每次根据不同的载波频偏 $f_d$ 和频率变化 率 $f_d',$ 对接收信号进行处理。

如图1所示,接收信号进入后,分别根据不同的载 波频偏 $f_d$ 和频率变化率 $f_d$ ',与本地载波信号进行混 频,混频后的数据经过下采样滤波处理后,送入FFT 模块进行处理,并寻找此区间的峰值P。多路FFT计算 的峰值总计有K( $K = m \times n$ )个,通过对这K个峰值 进行比较,就可以得到全部载波频偏范围和载波频 率变化率范围内FFT计算的最高峰值,此峰值所在的 载波频偏f<sub>d</sub>和载波频率变化率f<sub>d</sub>'就是实际载波捕获的结果。

#### 2.2 时分复用设计

在二维FFT捕获方法中,如果追求最快的捕获时 间,就需要采用多路并行计算,理论上需要K个并行 FFT计算模块,但是在实际应用中,利用如此多的FFT 计算模块几乎是不可行的,其将消耗大量的乘法器资 源,而且大量的资源消耗对器件的成本和功耗也是一 个挑战。为了降低资源消耗,本文采用了一种时分复 用的设计方法,其设计思想是:针对同一组采样数 据,进行多次FFT运算,将并行FFT运算改为串行FFT 运算,从而达到降低资源的目的。同时,在FFT运算 时,采用频率较高的工作时钟,从而减少运算时间, 满足捕获时间要求。其具体的实现方式如图2所示。



图 2 时分复用FFT捕获图 Fig. 2 The capture block diagram based on TDM 2D-FFT

由图2可见,采样信号进入后,首先进入K个混频 单元,与本地载波进行混频。混频后的信号进行下采 样和滤波后,数据量大为减少,将其存入存储器中。 系统按顺序从存储器中读取数据送入FFT处理模块, 并得到最终的运算结果,对K次FFT运算后的数据进行 比较,就可以得到运算的最高峰值,进而得到采样信 号的载波频偏 $f_d$ 和载波频率变化率 $f_d$ '。相对于多路并行计算,此种方法节省了K–1个FFT处理单元,降低了资源消耗。

现假设系统工作时钟为40 MHz,载波频偏分段数 m为13,载波频率变化率分段数n为69,对串行FFT和 并行FFT算法进行比较,比较结果如表1所示。

Table 1         The comparison of different FFT capture algorithms								
参数	串行FFT捕获(时分复用)	并行FFT捕获	串行FFT捕获(未时分复用)					
捕获时间/s	1.4	1.000 4	897					
FFT计算单元/个	1	897 (13 × 69)	1					
存储单元/个	897 (13 × 69)	无	无					

表1 FFT捕获算法对比

从表1中可以看出,基于时分复用的串行FFT捕获 算法,其捕获时间较短、FFT计算单元消耗少,其通 过将数据存入存储器,利用高频时钟串行处理的方 法,有效地降低了捕获时间、降低了资源消耗。虽然 增加了存储单元,但是可以通过外挂存储器,硬件片内 存储器等方式解决,兼顾了性能和工程的实现。

### 3 仿真实验及结果

本文利用信号采集卡采集的实际的载波信号进行 仿真分析,采样频率设定为40 MHz,载波中心频率为 5.944 3 MHz,采样的信号载噪比最低为17 dBHz,信 号载波频偏范围为[-100,100] kHz,载波频率变化率 范围为[-100,100] Hz/s。

在时分复用二维FFT设计上,在载波频偏和载波频率变化率划分方面,将载波频偏(范围为[-100, 100] kHz)以 $\Delta f_d$  = 16 kHz为步进划分为13个区间,将载波频率变化率(范围为[-100,100] Hz/s)以 $\Delta f_d'$  = 3 Hz/s为步进划分为69个离散值;在系统处理方面,系统工作时钟为40 MHz,二次采样频率为16 kHz。

6

5

4

3

2

0

在设计中,为了后续载波跟踪的需要,捕获的载

波误差需要控制在一定范围之内。在本文中,考虑到 捕获时间和存储器大小,载波频偏的划分步进为16 kHz, 二次采样频率为16 kHz。而对于FFT点数,在相同的采 样频率下,点数越高,其灵敏度越高,频率分辨精度 越高。在载噪比为23 dBHz条件下,利用FFT对载波信 号进行了分析。

如图3所示,利用4096点FFT进行分析时,频 率分辨精度为3.9 Hz,得到的峰均比为14.2 dB;利 用16384点FFT进行分析时,频率分辨率为1 Hz, 得到的峰均比为20.6 dB。故在条件允许的情况下, FFT的计算点数越高越好。考虑到深空条件下载波 信号微弱及后续载波跟踪的需要,选取FFT计算点 数为16384。



图 3 4 096点及16 384点FFT对比图 Fig. 3 The comparison between 4 096-point and 16 384-point FFT

采样信号载噪比为19 dBHz,多普勒扫频起始频偏 为49.641 kHz,频率变化率为-40 Hz/s,采用前述的捕 获方法对采样信号的载波频偏和频率变化率进行二维 搜索所得的FFT 幅值如图4~5所示。



图 4 时分复用二维FFT捕获仿真图 Fig. 4 The capture simulation diagram based on TDM 2D-FFT

由图4可见,FFT的峰值出现在频率区段[40,56] kHz和频率变化率为-39 Hz/s的交汇处。而从图5可以 看到,实际捕获的频偏为49.641 kHz,这与设定的信号一致,表明本文提出的捕获方法正确。

在不同的设定条件下,对采样信号进行仿真,采 用本文所述捕获策略对接收信号进行捕获,捕获及分 析结果如表2所示。



Fig. 5 FFT analysis chart of the maximum peak interval

表 2 采样信号捕获分析结果

Table 2 Analysis results of the sampled signal scapture	Table 2	Analysis results of the sampled signal's capture
---	---------	--

		2	1	8 I		
序号	载噪比/ dBHz	载波频偏 (动态条件下为起始频偏)/ kHz	载波频率变化率/ (Hz·s <sup>-1</sup> )	仿真载波频偏/ kHz	仿真载波频率变化率/ (Hz·s <sup>-1</sup> )	FFT峰均比/ dB
1	20	98.303	0	98.302 7	0	19.3
2	19	-81.697	0	-81.694 3	0	17.6
3	18	2.303	0	2.302 7	0	16.5
4	17	-1.697	0	-1.695 3	0	14.6
5	19	47.834	100	47.835 0	99	17.1
6	18	61.073	40	61.073 0	39	15.7
7	17	73.579	-100	73.580 0	-99	15.1
8	17	47.218	-40	47.217 0	-39	14.9

从表2可以看出,在低信噪比条件下,在信号载波频偏范围是[-100,100] kHz,载波频率变化率范围是 [-100,100] Hz/s条件下,捕获算法均能够正确捕获。 而根据我们的实际分析,载波频率捕获精度达到3 Hz,载波频率变化率精度达到1.5 Hz/s,捕获信号载噪比最 低可达17 dBHz,捕获所需时间在2 s之内。另外,由 于采用分段二维捕获方式、时分复用方式,该捕获算 法能够有效降低捕获资源,利于工程实现。

### 4 结束语

本文提出了一种时分复用的二维FFT载波捕获算 法。其基于对载波频率和频率变化率区间进行分段来 进行二维FFT搜索,有效地降低了载波捕获的运算 量。同时,采用一种时分复用的实现方式,有效地降 低了资源消耗,利于工程实现。通过仿真表明,此捕 获方法满足了深空条件下低信噪比载波捕获的要求, 能够在2 s时间内,对载噪比最低达17 dBHz的载波信 号进行捕获,具有实际的应用价值。同时,该捕获算 法也可用于其它低信噪比条件下的载波捕获场合中, 适应性广。

#### 参考文献

[1] 董光亮. 深空测控新技术研究进展[J]. 深空探测学报,2014,1(4): 243-250.

DONG G L. Development of new technology in deep space TT&C[J]. Journal of Deep Space Exploration, 2014, 1(4): 243-250.

- [2] 于志坚. 深空测控通信系统[M]. 北京:国防工业出版社,2009:11-12.
   YU Z J. Deep space TT&C system[M]. Beijing: National Defend Industry Press, 2009: 11-12.
- [3] 卢满宏,李晓亮,黄建国.深空测控通信载波信号二维FFT捕获技术[J].飞行器测控学报,2013,32(4):311-315.

LU M H,LI X L,HUANG J G. Two-dimension FFT carrier signal acquisition technology in deep space TT&C communication system[J]. Journal of Spacecraft TT&C Technology, 2013, 32(4):311-315.

[4] 方轶,高磊,王灵,等.一种高灵敏度深空应答机载波捕获算法[J].上海航天,2015,32(2):32-37.

FANG Y, GAO L, WANG L, et al. A carrier acquisition algorithm of

high sensitivity DST[J]. Aerospace Shanghai, 2015, 32(2): 32-37.

[5] 甘浩,张晓林,马月红,等.一种改进的深空高动态微弱信号频率捕获算法[J].遥测遥控,2015,36(4):6-11.

GAN H, ZHANG X L, MA Y H, et al. An improved frequency acquisition algorithm for high dynamic and weak signal in deep space[J]. Journal of Telemetry, Tracking and Command, 2015, 36(4): 6-11.

- [6] 韩孟飞,崔嵬,王永庆,等.极低载噪比高动态信号的捕获策略研究与 仿真[J]. 系统仿真学报,2009,21(23):7589-7592.
  HANG M F,CUI W,WANG Y Q, et al. Study and simulation of acquisition technique for extremely low-CNR high-dynamic signals[J]. Journal of System Simulation, 2009,21(23):7589-7592.
  [7] 焦健,张钦字,李晖,深空通信中基于FFT的高动态扩频信号的捕获
- [7] 焦健, 示软子, 字吨. 抹空通信中垫 J FF1 的尚幼总分 频信号的痛获
   [J]. 电讯技术, 2007, 47(6): 40-43.
   JIAO J, ZHANG Q Y, LI H. Acquisition of high dynamics signal based on FFT in deep space communication[J]. Telecommunication Engineering, 2007, 47(6): 40-43.
- [8] 段瑞枫,刘荣科,周游,等.一种低复杂度的极低信噪比高动态信号 载波粗捕获算法[J]. 航空学报,2013,34(3):662-669. DUAN R F,LIU R K,ZHOU Y, et al. A low-complexity coarse carrier acquisition algorithm for signals with extremely low signal noise ratio and high dynamics[J]. Acta Aeronautica et Astronautica Sinca,2013, 34(3):662-669.
- KINMAN W. Doppler tracking of planetary spacecraft[J]. IEEE Transactions on Microwave Theory and Techniques, 1992, 40(6): 1199-1204.
- [10] BERNER J B, WARE K M. An extremely sensitive digital receiver for deep space satellite communications[C]//Eleventh Annual International Phonic Conference on Computers and Communications. Scottsdale, Arizona: IEEE, 1992.

作者简介:

**杜检来**(1982-),男,高级工程师,主要研究方向:卫星通信、高速信 号处理技术。

通信地址:上海市嘉定区叶城路1518号(201821)

电话:(021)69058575

E-mail: du\_jianl@126.com

**方堃**(1989-),男,工程师,主要研究方向:航天测控通信产品的设计 与开发。

通信地址:上海市嘉定区叶城路1518号(201821)

电话:(021)69058540

E-mail: fk1770@qq.com

### A Deep Space Exploration Carrier Capture Algorithm with Low SNR

DU Jianlai, FANG Kun, LIU Gang, LI Qi

(Shanghai Aerospace Electronic Co., Ltd., Shanghai 201821, China)

**Abstract:** Aimed at the extremely low Signal-Noise-Ratio (SNR) of the carrier signal received by receiving end in the deep space monitoring and control communication system, a two-dimensional time division multiplexing fast Fourier transform (FFT) carrier acquisition method is proposed. The carrier capture can be achieved effectively at low SNR while reducing resource consumption. Simulation results show that this method can be used to achieve fast acquisition of a carrier signal with carrier frequency offset up to 100 kHz and carrier frequency change rate up to 100 Hz/s under the carrier-noise-ratio (CNR) of 17 dBHz. It is a capture method that takes both performance and engineering into account.

Key words: carrier capture; 2D-FFT; time-division multiplexing; resource consumption

#### High lights:

- The minimum CNR is 17 dBHz.
- The carrier signal can be captured with carrier frequency offset up to 100 kHz, carrier frequency rate of change up to 100 Hz/s.
- It can effectively reduce the resources, which will benefit the realization of the project.

[责任编辑: 高莎, 英文审校: 朱恬]

(上接第153页)

## Study on Integrated Technique of Laser Ranging and Communication and Its Applications in Deep Space

LIU Xiangnan, LI Yingfei, XIANG Chengyong, CHEN Ming, LI Xiaoliang

(Beijing Research Institute of Telemetry, Beijing 100076, China)

**Abstract:** The current development of integrated technique of laser ranging and communication is introduced. A new integrated technique of high precision laser ranging and high speed communication is presented based on dual one-way ranging (DOWR) and BPSK modulation heterodyne coherent detection. A symbol phase ranging method is applied to achieve the integrated system design, and the ground experiments are developed. The results show that the data rate of laser link reaches 1 Gbit/s and the ranging precision is better than 0.9 mm. The influence of reference clock frequency difference on ranging precision is analyzed. Finally, future applications of the integrated laser ranging and communication system in deep space exploration are expected.

Key words: laser communication; laser ranging; intergradations; deep space

#### High lights:

- The current development of integrated technique of laser ranging and communication is reviewed.
- A new integrated technique of high precision laser ranging and high speed communication is presented based on symbol phase ranging and BPSK modulation heterodyne coherent detection.
- The ground experiments of the integrated laser technique are developed. The results show that the data rate of laser link reaches 1 Gbit/s and the ranging precision is 0.85 mm.
- Future application of the integrated laser ranging and communication system in deep space exploration are expected.

[责任编辑:杨晓燕,英文审校:朱恬]