一种水下声信号未知频率的时延差估计方法

郑恩明1,2,陈新华1,孙长瑜1

(1. 中国科学院 声学研究所,北京 100190;2. 中国科学院大学 北京 100190)

摘 要: 针对目标辐射线谱信号频率未知时的时延差(TDD)估计问题,介绍一种基于时延差方差加权的时延差估 计方法。首先对接收信号进行快速傅里叶变换(FFT)分析,然后采用引导信号对每一个频率单元进行频域互相关得到每 一个频率单元时延差估计初值,最后利用噪声对应频率单元互相关谱最大值随机,目标对应频率单元互相关谱最大值基 本一致的特点,统计各频率单元的时延差估计结果得到最终时延差估计值。理论分析和实验结果表明:该方法具有较好 的有效性,对信噪比的宽容性远好于频域互相关法,该方法为弱线谱时延差估计提供了一个参考思路。

关键词: 信息处理技术;频域互相关;线谱检测;时延差估计

中图分类号: TB565 文献标志码: A DOI:10.13465/j. cnki. jvs. 2014.09.035

A time delay difference estimation method for unknown frequency of underwater acoustic signals

ZHENG En-ming^{1,2}, CHEN Xin-hua¹, SUN Chang-yu¹

(1. Institute of Acoustics, Chinese Academy of Sciences, Beijing 100190, China;

2. University of Chinese Academy of Sciences, Beijing 100190, China)

Abstract: Aiming at the problem of time delay difference (TDD) estimation of unknown frequency, a time delay difference estimation method with time delay difference variance weighted is presented. Firstly, the received signals are processed using Fast Fourier Transform (FFT). Then, the cross-correlation of every frequency unit is conducted by using a pilot signal in frequency domain. The final TDD is obtained by calculating statistically the TDD initial values of all frequency units, when the maximum value of cross-correlation spectrum of noise frequency unit is random and the maximum values of cross-correlation spectrum of target frequency unit nearly consistent. The theoretical analysis and experimental results showed that the proposed method is valid and the signal-to-noise ratio tolerance of the method is much better than that of the cross-correlation method in frequency domain. A reference idea was provided for the time delay difference estimation of weak line spectrum target.

Key words: information processing technology; cross-correlation in frequency domain; line spectrum detection; time delay difference estimation

在被动三元阵测距声呐应用中,随着减振降噪技术的不断提高,目标辐射噪声相比环境噪声在不断地降低,致使声呐设备对其接收信号所能提供的先验知 识也在不断地减少。常规时延估计算法在被动声呐时 延差估计中已不能满足对水下远程目标的定位需求。 正如文献[1-6]所述,水下目标螺旋桨转动会切割水 体产生低频信号,其中部分信号会直接以加性形式出 现在目标辐射信号中,部分信号则被船体本身的振动 调制到较高的频带。在目标辐射信号中线谱通常比连 续谱要高出 10~25dB,这为实现水下目标远程定位提 供了一种可能。对此,本文将文献[7-9]的所提出的 基于频率方差或基于方位方差的目标检测方法引用到 本文中,以便实现被动声呐定位中所需的时延差估计。 本文利用噪声对应频率单元互相关谱最大值随机,目 标对应频率单元互相关谱最大值基本一致的特点,统 计各频率单元的时延差估计结果可得最终时延差估计 值,理论分析和仿真结果表明:该方法具有较好的有效 性,对信噪比的宽容性远好于频域互相关法。该方法 为弱线谱时延差估计提供了一个参考思路。

本文接下来将探讨高斯宽带噪声背景下,如何利 用各频带对应时延差方差形成的时延差方差加权因子 进行时延差估计。本文安排如下:第1节给出了阵元

基金项目:国家海洋公益性行业科研专项经费项目(201005001)资助 课题

收稿日期: 2013-01-06 修改稿收到日期:2013-05-20 第一作者 郑恩明 男,博士生,1985 年生

接收目标辐射信号模型;第2节介绍了未知信号时延 差估计方法;第3节基于时延差稳定性时延差估计的 性能分析;第4节为实验分析;第5节为本文结论。

1 信号模型

1.1 目标辐射信号模型

水下目标辐射信号简化形式可表示为

$$x(t) = \sum_{m=1}^{\infty} A_m \cdot \cos(2\pi f_m t + \varphi_m) + n(t) \quad (1)$$

式中: A_m 为单频信号的幅度, f_m 为单频信号的频率, φ_m 为单频信号的随机相位,t 为目标辐射信号时刻,n(t) 为宽带噪声信号;M 为假定的独立分量数, φ_m 和 n(t) 相互独立, φ_m 服从[0~2 π]均匀分布,单频信号与宽带 连续谱信号谱级比为(*SLR*)]_{f=f}=10~25 dB。

1.2 阵元接收信号模型

阵元接收信号模型示于图1。



图 1 阵元接收信号模型 Fig. 1 The model of array-element receiving signals

目标辐射信号经水声信道传播后,阵元1、2 接收 信号形式可表示为(只考虑直达声的情况下)

$$x_{1}(t) = x(t - \tau_{1}) + n_{1}(t)$$

$$x_{2}(t) = x(t - \tau_{2}) + n_{2}(t)$$
(2)

式中:x(t)为目标辐射信号, τ_1 和 τ_2 分别为阵元1、2接 收信号时延, $\tau = \tau_1 - \tau_2$ 为阵元1、2接收信号时延差, n_1 (t)、 $n_2(t)$ 分别为阵元1、2接收的背景噪声。目标辐射 信号和背景噪声的带宽均为B,噪声功率为 σ_a^2 。

2 未知信号时延差估计方法

2.1 频域互相关时延差估计

在传统宽带信号时延差估计中,常采用互相关法 实现阵元间时延差估计。频域互相关时延差估计可按 图2所示流程进行求解。

根据图 2 可知:当目标辐射线谱信号未知时,常规 方法在求两阵元接收信号时延差 τ 时,会将接收信号 的所有频率单元等价地应用到时延差估计中^[10-13]。 由于其他频带基本是噪声,无线谱信号,此时的时延差 估计结果误差比较大。对此,本文采用下述方法对常



图 2 频域互相关时延差估计流程图

Fig. 2 The TDDE flow chart of cross-correlation

of frequency domain

规方法进行改进,以便突出线谱信号在整个频带中的 比重。

2.2 基于线谱时延差稳定性时延差估计

当目标辐射线谱信号每次均能稳定的实现时延差 估计,统计时间内时延差变化缓慢时,可以采用下述方 法实现对阵元1、2间时延差的有效估计。

设频率单元共K个,记为 f_i , $i = 1, \dots, K$,时延差共 L个,记为 τ_j , $j = 1, \dots, L$;其中 $L = d \cdot f_s / c^{[10]}$,d为阵元 间距, f_s 为采样率,c为有效声。

首先对各阵元接收信号做快速傅里叶变换分析得 到 K 个频率单元,记为 f_i ,i = 1, ..., K,然后对每个频率 单元进行互相关处理得到各频率单元的相关谱 $R(f_i, \tau_j)$ 为 $K \times L$ 为矩阵。对每个频率单元求取最大值,则 最大值的位置即为该频率单元的时延差估计初值,记 为 $\tau(f_i)$,i = 1, ..., K。由理论分析可知,目标辐射线谱 信号对应频率单元所得 $\tau(f_i)$ 应当为阵元间时延差真 值,是稳定的;而背景噪声对应频率单元所得 $\tau(f_i)$ 是 随机的。

对上述信号处理过程重复 N 次,即连续处理 N 帧 数据信号后再进行下一步处理,可得到每个频率单元 对应的 N 个时延差,记为 $\tau_n(f_i), i=1, \cdots, K, n=1, \cdots,$ N。分别计算每个频率单元的时延差方差,记为 $\delta_\tau(f_i),$ $i=1, \cdots, K$ 。噪声对应频率单元的时延差是随机的,方 差较大,而对于目标线谱对应的频率单元的时延差是 基本不变的,方差很小。

然后对每一个时延差进行统计计算,作为最终相 关谱输出,进而可得到最终时延差估计值。计算过程 如下,首先将最后相关谱置0,即 $R_{out}(\tau_j) = 0, j = 1, 2,$ …L,接下来将所有频率单元的所有时延差均参与计 算,当某一个频率单元的某一帧时延差为 $\tau_n(f_i)$ 时,则 在 $\tau_n(f_i)$ 的对应值上累加该频率单元对应时延差方差 的倒数,即

$$R_{out}(\tau_{n}(f_{i}))_{nn} = R_{out}(\tau_{n}(f_{i}))_{nn-1}/\delta_{\tau}(f_{i}),$$

i = 1,…*K*;*n* = 1,…,*N*;*nn* = 1,…。(3)
以此计算,直到每一个频率单元每一帧的时延差

均参与计算,最后得到每一个时延差方差倒数的累计 值,作为最终相关谱输出值,进而可得到最终时延差估 计值。本方法流程图如图3所示。



图 3 基于时延差稳定性的时延差估计流程图 Fig. 3 The TDDE flow chart based on the TDD stability

实现上述算法可分为以下5步:

(1)对水听器阵元1、2接收信号做快速傅里叶变换分析,然后对每一个频率单元进行频域互相关,从而得到每一个频率单元的相关谱输出值,记为 R(f_i,τ_j);

为了得到阵元1、2 接收信号每一个频率单元频域 互相关谱,本文采用下式求解:

$$\begin{cases} X_{1}(f) = FFT(x_{1}(t)) \\ X_{2}(f) = FFT(x_{2}(t)) & 1 \leq f \leq f_{s} \\ G_{x,x}(f) = X_{1}(f)X_{2}^{*}(f) \end{cases}$$
(4)

式中:FFT 为快速傅里叶变换函数, $X_1(t)$ 为阵元1 接收 信号, $X_2(t)$ 为阵元2 接收信号, f_s 为采样率, O^* 为复共 轭。从式(4)可知, $G_{x_1x_2}(f)$ 为 $X_1(t)$ 与 $X_2(t)$ 的互功率 密度函数,其包含所有频率信号,如果直接对 $G_{x_1x_2}(f)$ 做逆快速傅里叶变换(IFFT),其结果为常规频域相关 法。对此,本文采用引导信号来求取每一个频率单元 频域互相关谱。

$$\begin{cases} s(t) = \cos(2\pi f_i t) \\ S(f) = FFT(s(t)) \\ G'_{x_1 x_2}(f) = \frac{|S(f)|G_{x_1 x_2}(f)}{\max(|S(f)|)} & f_1 \leq f_i \leq f_k \quad (5) \\ \mathbf{R}(f_i, \tau_j) = IFFT(G'_{x_1 x_2}(f)) \end{cases}$$

式中:s(t)为引导信号,频率 f_i 为所需求取的频率单元 即 $f_1 \leq f_i \leq f_K$, f_1 为频率单元下限, f_k 为频率单元上限, S(f)为频率 f_i 时的引导信号频域数据, $G'_{x_1x_2}(f)$ 为某一 频率单元的互功率密度函数, $\mathbf{R}(f_i, \tau_j)$ 为频率 f_i 时的相 关谱,相关谱在 τ_i 时刻达到最大值。

(2)对每一个频率单元的相关谱输出求取最大值, 其所在位置即为每一个频率单元的时延差估计结果, 记为 $\tau(f_i)$;

(3)更新接收信号,重复进行第(1)步、第(2)步,
 直到重复次数达到预先设定值 N,则每一个频率单元
 均得到 N 个时延差估计结果,记为 τ_n(f_i);

(4)分别对每一个频率单元的时延差估计结果进行方差计算,对应结果记为 $\delta_{\tau}(f_i)$;

(5)对所有时延差估计结果对应的方差进行累计 计算,作为最终相关谱输出值,例如当某一频率单元某 一时刻的时延差估计结果为*τ_n*(*f_i*)时,则在其相关谱输 出值(*R_{out}τ_n*(*f_i*))上累加该频率单元对应的时延差方差 倒数,如式(3)所示。

3 基于线谱时延差稳定性时延差估计性能 分析

下面给出相关谱中阵元 1、2 接收目标信号中线谱 信号所占频率单元时延差输出值与其它频率单元时延 差输出值大小关系。设最小和最大频率单元为 $f_1 \, f_\kappa$, 目标线谱占其中一个频率单元,最小和最大预成时延 差为 $\tau_1 \, \tau_L$,对阵元 1、2 接收目标信号中线谱信号所占 频率单元时延差的实际估计值最小值和最大值分别为 $\hat{\tau}_{\min}, \hat{\tau}_{\max},$ 共进行 N 帧信号统计。假设每一个频率单元 时延差估计结果均服从均匀分布,噪声和信号时延差 方差分别为 $\delta_n \, \delta_n$, 有:

$$\delta_{n} = \frac{\tau_{L} - \tau_{1}}{\sqrt{12}}$$

$$\delta_{s} = \frac{\hat{\tau}_{max} - \hat{\tau}_{min}}{\sqrt{12}}$$
(6)

首先对噪声频率单元进行统计,即对个K-1频率

单元进行统计

$$R_{\text{out}}(\tau_j) = (K-1) \cdot \frac{N}{\tau_L - \tau_1} \cdot \frac{1}{\delta_n},$$

$$j = 1, 2, \cdots, L$$
(7)

即对于噪声的相关谱输出值,每个预成时延差输 出值是相等的,然后进一步将线谱估计时延差方差结 果累加到式(7)表示的结果,可得:

$$R_{out}(\tau_j) = (K-1) \cdot \frac{N}{\tau_L - \tau_1} \cdot \frac{1}{\delta_n} + \frac{N}{\hat{\tau}_{max} - \hat{\tau}_{min}} \cdot \frac{1}{\delta_s} \quad (8)$$

进一步简化为

$$R_{out}(\tau_j) = (K-1) \cdot \frac{N}{\sqrt{12}\delta_n^2} + \frac{N}{\delta_s^2}$$
(9)

因此当线谱时延差方差很小时,即每帧时延差估 计结果均接近于阵元1、2 接收信号的时延差真值,即 δ_0 值较小,比较式(7)和式(9)可以看出阵元1、2 接收 信号真实时延差附近的相关谱出值将远大于其它时延 差相关谱输出值。

4 实验分析

假设目标相对于阵元1、2的方位为60°,辐射信号 包括高斯带限白噪声和线谱成份,白噪声带宽为60~ 300 Hz,线谱频率为100 Hz,线谱与白噪声平均谱级比 为18 dB。目标辐射信号对应的频谱如图 4(a) 所示。 干扰为带限白噪声,目标辐射噪声谱级与干扰噪声谱 级比为-16 dB,则阵元1、2 接收信号的线谱与干扰噪 声平均谱级比为2dB。



从图 4(a) 可以明显得到目标在频率 100 Hz 处有 强线谱存在,但从图4(b)阵元1接收信号中却不能得 到目标辐射线谱信号位置。如果采用常规相关法求取 时延差,干扰噪声与线谱信号在整个相关谱中的比重 一样,低信噪比下不能实现时延差估计。

现假定阵元 1、2 间距为 15 m,有效声速为 c =1 500 m/s,对先前设定信号按采样率为 f = 2 500 Hz, 由此可得阵元 1、2 接收信号的时延差点数为 τ = $d \cdot f_s \cdot \cos(\pi/3)/c \approx 13;$ 现一次采集长度为 T=10 s 阵 元1、2 拾取数据,对采集数据分10 段,每段分240 个频



带进行按两种方法进行仿真分析:第1种方法是基于 频域互相关法,即对整个频带采用互相关来求取阵元 间接收信号时延差;第2种方法是基于时延差稳定性 法即本文所述方法;对每一个频率单元进行处理,估计 每一个频率单元对应的时延差,最后进行时延差统计 得到最终时延差估计值。仿真结果如图 5、图 6 所示, 根据图5可知,基于频域互相关法不能实现对阵元1、2 接收信号的时延差估计;而根据图6可知,本文所述方 法可以有效实现对阵元1、2接收信号时延差估计(由

于 MATLAB 仿真中是从1开始,所以图中14 即为13)。 为了验证不同信噪比下,本方法与频域互相关的 时延差估计概率。本文将采用如下的仿真条件进行 MATLAB 实验分析,目标相对于阵元1、2的方位为 60°,辐射信号只有线谱成份,干扰噪声带宽为60~300 Hz,线谱频率为100 Hz。图7给出了线谱与干扰噪声 信噪比为 SNR = -28~10 dB 时,采用本方法与频域互 相关进行100次独统计所得时延差估计概率。

从图 7 中可以得到,本文所述方法在 SNR = -16

dB 时的时延差估计概率大于 50%, 而频域互相关法在 SNR = -7 dB 时的时延差估计概率已小于 50%; 且在 SNR = -16~-5 dB 时,本方法相比频域互相关法的 时延估计概率高出 40%。图 7 的仿真结果表明本方法 时延差估计对信噪比的宽容性远好于频域互相关法。

5 结 论

本文介绍了一种针对目标辐射信号中线谱不确知 的时延差估计方法。首先对接收信号做快速傅里叶变 换,然后求取每一个频率单元所对应的时延差初值,利 用噪声频率单元时延差估计结果随机,而目标线谱时 延差估计结果一致的特点,最后对每一个时延差估计 结果进行统计得到阵元1、2 接收信号的最终时延差估 计。理论分析和 MATLAB 数值仿真验证了本方法在目 标辐射信号具有稳定线谱的情况下,时延差估计对信 噪比的宽容性远好比频域互相关法。但由于本文所述 方法需要得到每一个频率单元的相关函数,为了避免 相关函数多值性的出现,本文在求取每一个频率单元 的时延差时进行了限定即为 – $d/c \leq \tau \leq d/c$;在使用本 文方法时,可结合频域内插法得到较高的时延差估计 精度。

参考文献

- [1] McDonough R N, Whalen A D. Detection of signals in noise.2nd Ed[C]. Academic Press, USA, 1995.
- [2] Urick R J. Principles of underwater sound [M]. New York: McGraw-Hill Book Company, 1983.
- [3] Ross D. Mechanics of underwater noise [M]. New York: Pergmin Press, 1976.
- [4] 吴国清,李靖. 舰船噪声识别-线谱稳定性和唯一性[J]. 声学学报,1999,24(1):6-11.

WU Guo-qing, LI Jing. Ship radiated-noise recognitionstability and uniqueness of line spectrum [J]. Acta Acustica, 1999,24(1):6-11.

- [5]李启虎,李敏,杨秀庭.水下目标辐射噪声中单频信号分量的检测:理论分析[J].声学学报,2008,33(3):193-196.
 LI Qi-hu, LI Min, YANG Xiu-ting. The detection of single frequency component of underwater radiated noise of target: theoretical analysis[J]. Acta Acoustica, 2008,33(3):193-196.
- [6]李启虎,李敏,杨秀庭.水下目标辐射噪声中单频信号分量

的检测:数值仿真[J]. 声学学报, 2008, 33(4): 289 - 293.

LI Qi-hu, LI Min, YANG Xiu-ting. The detection of single frequency component of underwater radiated noise of target: digital simulation [J]. Acta Acoustica, 2008, 33(4): 289 - 293.

- [7]陈阳,王自娟,朱代柱,等. 一种基于频率方差加权的线谱 目标检测方法[J]. 声学学报,2010,35(1):76-80.
 CHEN Yang, WANG Zi-juan, ZHU Dai-zhu, et al. A detecting method for line-spectrum target based on variance of frequency weight [J]. Acta Acoustica, 2010, 35(1):76-80.
- [8]陈阳,赵安邦,王自娟,等.瞬时频率方差加权导向最小方差波束形成检测器[J].哈尔滨工程大学学报,2011,32(6):730-735.
 CHEN Yang, ZHAO An-bang, WANG Zi-juan, et al. Variance of instantaneous frequency-weighted steered minimum variance beamforming detector [J]. Journal of Harbin Engineering University, 2011,32(6):730-735.
- [9] 陈新华,鲍习中,李启虎,等.水下声信号未知频率的目标 检测方法研究[J]. 兵工学报,2012,33(4):471-475.
 CHEN Xin-hua, BAO Xi-zhong, LI Qi-hu. et al. Research on detection of underwater acoustic signal with unknown frequency [J]. Acta Armamentarii, 2012, 33(4):471 -475.
- [10] 张卫平,张合,王伟策,等. 基于两次谱分析的时延估计方法研究[J].应用声学,2008,27(3):222-226.
 ZHANG Wei-ping, ZHANG He, WANG Wei-ce, et al. Time delay estimation by two times spectral analysis [J]. Applied Acoustics, 2008, 27(3):222-226.
- [11] 蒋伊琳,司锡才. 基于互相关和 MUSIC 算法的时延估计
 [J]. 弹箭与制导学报,2009,29(5):208-211.
 JIANG Yi-lin, SI Xi-cai. Time delay estimation based on cross-correlation and multiple signal classification [J].
 Journal of Projectiles, Rockets, Missiles and Guidance, 2009,29(5):208-211.
- [12] 黄清. 相关域双谱时延估计方法[J]. 声学学报, 2003, 28(1):57-60.
 HUANG Qing. BisPectrum time delay estimating based on correlation[J]. Acta, Acustica, 2003, 28(1):57-60.
- [13] 童峰,许肖梅,方世良. 一种单频水声信号多径时延估计 算法[J]. 声学学报, 2008, 33(1): 61-67.
 TONG Feng, XU Xiao-mei, FANG Shi-liang. MultiPath time-delay estimation of underwater acoustic sinusoidal signals
 [J]. Acta, Acustica, 2008, 33(1): 61-67.