

|学习汇报||学习计划

学生: 徐腾

导师: 何培宇教授

### 目 录 CONTENTS

1 暑期调研

2 学习进展

3 学习计划

在IEEE上以DOA为关键字,搜索了2011-2016年,相关论文100篇,先概括如下: Moeness G. Amin(美国维拉诺瓦大学教授)和Yimin D. Zhang(坦普尔大学博士)团队 16篇

- 1.Fast iterative interpolated beamforming for high fidelity single snapshot DOA estimation(快速迭代插值波束形成 高保真单快拍DOA估计)
- 2.Doa estimation of nonparametric spreading spatial spectrum based on bayesian compressive sensing exploiting intra-task dependency(基于贝叶斯<mark>压缩感知</mark>利用内部任务相关性的非参数传播空间谱DOA估计)
- 3 .DOA estimation of sparsely sampled nonstationary signals(稀疏采样非平稳信号的DOA估计)
- 4. Direction-of-arrival estimation of nonstationary signals exploiting signal characteristics (基于信号特征的非平稳信号DOA估计)
- 5. DOA estimation using a sparse uniform linear array with two CW signals of co-prime frequencies(采用稀疏均匀线阵 互质频率的两个连续波信号的DOA估计)
- 6. Sparsity-based DOA estimation using co-prime arrays(利用互质阵列的稀疏型DOA估计)
- 7.Group sparsity based wideband DOA estimation for co-prime arrays(对互质阵列的稀疏宽带DOA估计)
- 8.Near-field source localization based on sparse reconstruction of sensor-angle distributions (基于传感器角度分布的稀疏重构的近场信源定位)

关键字:稀疏采样,互质阵列

#### Arye Nehorai(美华盛顿大学教授及其学生) 13篇

- 1.Maximum Likelihood Direction Finding in Spatially Colored Noise Fields Using Sparse Sensor Arrays (在空间色噪声环境下使用稀疏传感器阵列最大似然测向)
- 2. Direction of Arrival Estimation Using Co-Prime Arrays: A Super Resolution Viewpoint(互质数阵列的DOA估计: 超分辨率视点)
- 3 Direction of arrival estimation using nested vector-sensor arrays via tensor modeling(通过张量建模用嵌套向量传感器阵列的DOA估计)
- 4\_Distributed source processing with linear nested arrays(线性嵌套阵列处理分布式信源)
- 5 Distributed source processing with linear nested arrays (互质阵列DOA估计的连续稀疏恢复)
- 6 Wideband direction of arrival estimation using nested arrays(嵌套阵列的宽带DOA估计)

关键字:稀疏采样,互质阵列,嵌套阵列

#### Hiroyuki Arai (日本东京大学教授及其学生) 13篇

- 1. 3-D array configuration using multiple regular tetrahedra for high-resolution 2-D DOA estimation (使用多个正四面体配置的3-D阵列的高分辨率的2-D DOA估计)
- 2. 2D-DOA estimation under LOS environment by using pyramid shaped array antenna (在LOS环境下,使用金字塔形天线阵的2维DOA估计)
- 3.Cuboid array: A novel 3-D array configuration for high resolution 2-D DOA estimation (长方体阵列: 新的3-D阵列配置,高分辨率的2-D DOA估计)
- 4. Novel 3-D array configuration based on CRLB formulation for high-resolution DOA estimation (基于CRLB准则的高分辨率DOA估计的<mark>新颖的3-D阵列配置</mark>)
- 5. SURE: SimUltaneous Root Extraction method for DOA estimation of coherent sources by ULA(同时根提取法用于ULA相干信源DOA估计)

关键字: 阵列配置

#### 辛景民(西安交通大学 教授及其学生) 13篇

- 1.Two-dimensional direction of arrival estimation method for a mixture of noncoherent and coherent narrowband signals(非相干和相干窄带混合信号的二维DOA估计)
- 2. A computationally efficient source localization method for a mixture of near-field and far-field narrowband signals(近场和远场窄带信号的混合信号的高计算效率信源定位方法)
- 3. Analytical performance assessment of esprit-type algorithms for coexisting circular and strictly non-circular signals(圆和严格非圆信号共存条件下, ESPRIT型算法性能分析)
- 4. Computationally Efficient Subspace-Based Method for Two-Dimensional Direction Estimation With L-Shaped Array(L型阵列基于子空间的高效二维DOA估计)
- 5. Computationally efficient method for joint azimuth-elevation direction estimation with L-shaped array (L型阵列 联合方位角俯仰角方向估计 )
- 6. Wideband direction of arrival estimation using nested arrays(嵌套阵列的宽带DOA估计)
- 7.Joint 2-D DOA Estimation via Sparse L-shaped Array(L形稀疏阵列的联合2-D DOA估计)

关键字:混合信源,L型阵列

1.信号稀疏性:信号本身大部分的元素为0。如果信号自身并不是大部分数值为0,但是在一定的变换矩阵的表示下可以得到一个大部分数值为0的矢量,那么这个信号也是稀疏的,只不过这个稀疏性是在变换矩阵的条件下才体现出来的

假设: 在一个信号矢量 $\mathbf{X}=[x_1,x_2,...x_N]^{\mathrm{T}}\in\mathbf{R}^N$  ,其可以被基矩阵  $\Theta\in\mathbf{R}^{N\times N}$  分解为:  $\mathbf{X}=\Theta\mathbf{S}$ 

其中,基矩阵 $\Theta$ 的各列线性无关; $\mathbf{S}=[s_1,s_2,...s_N]^{\mathsf{T}}$ 为信号矢量被分解后的系数矢量

如果分解后的系数矢量满足条件  $\|S\|_0 \le k; k < N$ ,我们就称信号X为k-稀疏信号,同时称矩阵 $\Theta$ 为稀疏基矩阵,系数矢量S为信息矢量。

最好的例子就是前面我们提到的远场窄带信号,其经过传感器阵列获得的时间采样并不满足稀疏的要求,但是经过傅里叶变换后,这个窄带信号在频域上就只在载频附近有比较明显的傅里叶分解值,而其它频带的傅里叶分解值为0。这时候这个信号就是变换域稀疏的,这个变换域就是频域,此时的基矩阵就是离散傅里叶分解矩阵。

2.压缩感知模型: 当我们已知x为k-稀疏信号,但是在基矩阵 $\theta$ 下的稀疏矢量s的信息完全未知时候,怎样通过少于N点的采样数据来获得s的完整的信息是一个非常有意义的问题。压缩感知理论中韵许多方法也是针对这个问题提出的。

在压缩感知的框架下,最关键的部分是不用获得信号x的N个采样数据,而是将采样和压缩两个步骤进行合并同时操作。在压缩的过程中直接丢掉冗余数据,其采样过程可以表示为:

设计:设计一个维度为M×N的观测矩阵Ψ,其满足M<N,并将其与信号x相乘得到维度为M×1的观测矢量。这个过程使用数学表达式可以表示为

#### $Y = \Psi X = \Psi \Theta S$

将一个高维度的目标信号x转换成了低维度的测量矢量,其中并没有关于信号的任何信息损失

定义乘积矩阵  $\Phi = \Psi \Theta$  为压缩感知矩阵,其维度为 $M \times N$ 。

M<N,S存在无数多个解。但是我们的目标是获得正确的并且是唯一的解。这个任务并不是不可能完成,需要对感知矩阵做一定的限制。

#### 3.波达方向估计中使用稀疏重构方法的合理性

阵列信号的接收数据模型表现为信号的空域稀疏性。在阵列所面对的整个空域中(线阵的搜索范围为1维,信号的空间角度取值范围为一90~90),信号能量总是从有限的空间点(波达方向对应的角度)投射到阵列上,其它空域没有任何能量。如果将空域中的位置点集当做矢量中的元素,那么信号所出现的位置处的矢量元素是不为0的,而其他矢量元素点都为0。所以从这个意义上讲,信号对于阵列在空域中是具有稀疏性

首先将整个空域按一定角度间隔进行量化,即使用一些间隔均匀的离散角度点集合 $\{\theta_1,\theta_2,...\theta_N\}$ 去模拟整个空域空间。如果假设信号的来波方向已经被包含在上述角度合集中,该角度点集合可以非常恰当地近似整个空域,即便这个量化是比较"粗糙"的。经过上述量化后,所对应的阵列数据模型可以改写为下式

$$x(t) = As(t) + e(t)$$

其中, 阵列流形矩阵是由量化角度点的集合产生的, 即

$$A = [a(\theta_1), a(\theta_2), \dots a(\theta_N)]$$

若信号数据矢量 $\mathbf{s}(\mathbf{t})$ 中第i个元素对应的量化角度满足  $\bar{\theta}_i = \theta_k, i = 1, 2, ...N, k = 1, 2, ...K$ 

则s(t)中第*i*个元素等于原来模型中的第k个元素;而其他量化角度点处的信号数据均为0。很显然,经过空域角度量化后形成的信号数据矢量s(t)中大部分的元素为0,只有有限的K个元素不为0,所以在满足N>>K的条件下,这个数据矢量可以被认为是稀疏的,即s(t)具有前面提到的空域稀疏性。

设阵列接受快拍数为N,第i次快拍接受的信号矢量为 $x_i$ ,信号矢量为 $s_i$ 

$$\bar{X} = AS + \bar{E}$$

其中, 阵列接受数据矩阵 $X=[x_1,x_2,...x_N]$ ,信号方位信息 $S=[s_1,s_2,...s_N]$ 

这里的阵列流形矩阵 A 相当于 CS 理论中的投影测量矩阵Φ

#### 4.稀疏信号的重构算法:

$$x = As + e$$

由观测值x重构原始信号s的最直接的办法就是求解下面的优化方程:

$$\min ||\mathbf{s}||_0 \ st \ ||x - \mathbf{A}\mathbf{s}|| \le \varepsilon$$

这是一个欠定方程,求解此欠定方程的解,就是求解S的0范数,需要搜素所有非0位置的 $C_N^K$ 中可能的线性组合,非常困难。由L1范数和L0范数在一定条件下的等价性:

$$\min ||\mathbf{s}||_1 \ st \ ||x - \mathbf{A}\mathbf{s}|| \le \varepsilon$$

问题变成了一个求解凸优化问题

L1-SVD类算法:是在 $l_p(p \le 1)$ 方法的基础上,充分利用SVD奇异值分解的特点,并结合多快拍数据,在信号子空间进行DOA估计

在噪声存在的情况下,但快拍目标函数的表达式为:

$$\min ||x - As||_2^2 + \lambda ||x||_1$$

式中 $\lambda$ 为稀疏度参数,在不同的噪声强度下 $\lambda$ 的大小有不同的选择,则多快拍下目标函数表达式为:

$$\bar{X} = AS + \bar{E}$$

$$\min \|\bar{X} - AS\|_f^2 + \lambda \|x^{(l_2)}\|_1$$

式中: $\|\bar{\mathbf{X}} - \mathbf{A}\mathbf{S}\|_f^2 = \|vec(\bar{\mathbf{X}} - \mathbf{A}\mathbf{S})\|_2^2, x^{(l_2)}$ 是由 $\mathbf{X}$ 的每一个行向量的 $l_2$ 范数构成的列向量

缺点:算法的计算量过大,会随着快拍数的增加而超线性增加,需要对数据进一步利用SVD奇异值分解进行降维处理

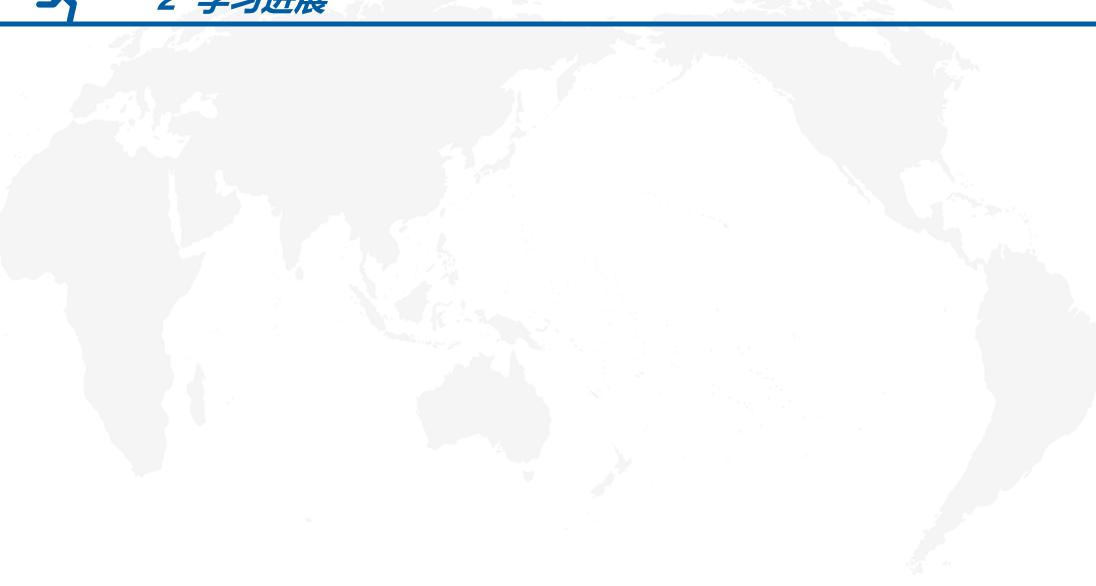
用数学方法描述, SVD分解表示为: X=ULV',

对X保留一个降维的 $M \times K$ 维 $X_{sv}$ , $X_{sv}$ 保留了信号的绝大部分能量,且有

$$X_{SV} = ULD_K = XVD_K$$

式中, $D_K=[I_K,\mathbf{0}],I_K$ 为 $K\times K$ 单位阵, $\mathbf{0}$ 为 $K\times (N-K)$ 零矩阵, $\diamondsuit S_{SV}=SVD_K$ 和 $E_{SV}=EVD_K$ ,则有  $X_{SV}=AS_{SV}+E_{SV}$ 

使用SVD分解将问题的数据大小由T变成K, K为信号源的个数。由于实际情况下,信号源个数K远小于样本数N, 极大降低了计算的复杂度。



# 3 学习计划

- 1 学习王强论文
- 2 学习廖峰乙论文

# THANK YOU!

