doi:10.11887/j.cn.202202005

http://journal. nudt. edu. cn

亚音速轴流风扇静转子相互作用线谱噪声预报*

武星宇,魏应三,靳栓宝,王 东,祝 昊,胡鹏飞,孙方旭 (海军工程大学舰船综合电力技术国防科技重点试验室,湖北武汉 430033)

摘 要:静转子相互作用线谱噪声是亚音速轴流风扇主要噪声源之一,快速预报该噪声对风扇设计初期的叶片选型和参数设计具有重要意义。因此在叶栅响应函数理论的基础上考虑静转子叶片的相互作用,采用叶片经验尾流模型模拟转子尾流,推导得到静转子叶栅相互作用线谱辐射声功率半经验半理论计算公式。通过与 NASA 已有的试验模型和计算模型结果对比,验证了该公式的适用性。并进一步分析静转子间距、叶片参数等对 NASA 试验风扇线谱噪声的影响,结果表明,增大静转子间距和静子叶片倾斜设计对降低静转子相互作用线谱噪声具有很好的效果。

关键词:线谱噪声;辐射声功率级;静转子相互作用;亚音速 中图分类号:V232.4 文献标志码:A 文章编号:1001-2486(2022)02-034-10

Tonal noise prediction of interaction between stator and rotor of subsonic axial fan

WU Xingyu, WEI Yingsan, JIN Shuanbao, WANG Dong, ZHU Hao, HU Pengfei, SUN Fangxu

(National Key Laboratory of Science and Technology on Vessel Integrated Power System, Naval University of Engineering, Wuhan 430033, China)

Abstract: The tonal noise, radiated by interaction between stator and rotor, is the main noise source of the subsonic axial fan. A rapid method to predict the noise is significant to the parameter design in early stage of the fan low radiation noise design. Therefore, a semi-analytic prediction formula of the power of radiated tonal noise of the interaction between stator rotor cascade was derived, by considering the interaction of stator and rotor blades based on the cascades response function theory, and by simulating the rotor wakes using empirical rotor wake model. The applicability of the formula was verified by comparing with the results of the existing experimental model and computational model from NASA. Based on NASA experiment model, the effect of rotor-stator spacing and stator blades suppresses the tonal noise of fan was analyzed further. And the results show that increase of the rotor-stator spacing and lean design of stator blades suppresses the tonal noise caused by the interaction between stator and rotor effectively.

Keywords: tonal noise; radiated sound power level; interaction between stator and rotor; subsonic

轴流风扇被广泛应用于民用和军用航空领域,例如涡扇发动机,其低噪声设计一直以来都受 到国内外许多学者的关注和研究^[1]。从频谱上 看,风扇气动噪声包含线谱噪声和宽带噪声。其 中,宽带噪声源于风扇静转子叶片与随机湍流脉 动的相互作用,线谱噪声主要源于周期性转子尾 流与下游静子的相互作用^[2-3]。对于大涵道比航 空发动机,线谱噪声为其主要噪声源,因此深入研 究转子尾流与下游静子相互作用产生的线谱噪声 对抑制风扇噪声具有重要意义。

随着计算机技术的快速发展,数值分析法开始广泛用于轴流机械非定常气动特性和噪声机理的研究,Verdon等^[4]通过数值法求解三维线性欧

拉方程,得到轴流涡轮机械静子叶栅叶频和倍叶 频下叶片表面非定常脉动压力的分布。Elhadidi 等^[5]采用线性的欧拉方程和片条理论,计算分析 了叶片弯掠设计对风扇线谱噪声的影响。为考虑 流体黏性和静子对转子尾流的影响,Rumsey等^[6] 通过数值法求解非定常雷诺平均 N-S 方程,计算 分析了风扇静转子相互作用噪声。Grace等^[7]通 过三维非定常雷诺平均 N-S 方程模拟计算静子表 面的非定常压力,并据此预测叶栅出口线谱辐射 声功率。通过数值法可较准确地预报轴流风扇的 气动噪声^[8-9],但数值法建模时间和计算时间较 长,在风扇初期选型与参数设计时不适宜采用数 值法。相对于数值计算方法,解析法在计算时间

^{*} 收稿日期:2020-09-28

基金项目:国家自然科学基金资助项目(51875573,51877213,51825703,51690181) 作者简介:武星宇(1992—),男,湖北恩施人,讲师,博士,E-mail:xingyu_wu@foxmail.com; 魏应三(通信作者),男,副研究员,博士,E-mail:weiyingsan@163.com

上具有很大的优势,适用于风扇初期的低噪声 设计。

通过升力面理论计算流场与风扇叶片相互作 用产生的表面压力脉动,结合声类比方程可进一 步计算得到风扇的辐射噪声。张伟光等[10]利用 三维升力面理论计算转子尾流与静子叶片相互作 用产生的线谱噪声,并分析叶片弯掠设计对风扇 线谱噪声的影响,但是升力面理论不能考虑风扇 静子的安装角^[11]。为此, Carazo 等^[12]采用数值 法模拟转子尾流,结合 Amiet^[13]叶片非定常响应 理论模型,计算得到对转螺旋桨线谱声压值,计算 结果与试验结果相近,但是该模型未考虑叶片之 间的相互作用。Posson 等^[14]在 Glegg^[15]叶栅响 应函数的基础上,推导得到叶片表面压力脉动分 布解析表达式。在此基础上, de Laborderie 等[16-17] 推导出风扇线谱噪声计算公式,结合试验 得到的转子叶片尾流参数,得到的风扇辐射声功 率级计算值与试验值在一倍叶频处相近。此外, Rozenberg^[18]、Sanjosé^[19]、Magne^[20]等也采用解析 的叶栅非定常响应模型计算风扇线谱噪声,但上 述研究需要先计算叶片的非定常响应,然后通过 声类比方程计算风扇辐射噪声,且需要数值法或 试验法提供的转子尾流场参数。Philbrick 等^[21] 试验测量了叶片尾流参数,拟合曲线得到叶片经 验尾流模型,并通过该模型预报风扇线谱噪声,发 现采用试验尾流数据和采用经验尾流模型得到的 风扇线谱噪声结果相近。

本文将针对风扇静转子叶栅相互作用线谱辐 射噪声进行研究。在文献[15]中的简谐湍流波 作用下叶栅散射场速度势解析表达式的基础上, 考虑风扇转子尾流的作用,通过傅里叶分解将转 子尾流分解为若干简谐湍流波的叠加^[21],从而推 导得到转子尾流作用下静子叶栅散射场的速度势 计算表达式,通过声强与速度势以及辐射声功率 与声强的关系进一步推导得到了静子叶栅线谱噪 声计算公式,并通过与 NASA 风扇试验模型和后 掠、倾斜静子升力面计算模型对比验证了该公式 的适用范围。并在此基础上分析静转子间距、静 子叶片参数等对风扇线谱噪声的影响。

1 叶栅线谱噪声公式推导

1.1 转子叶栅尾流模型

忽略叶片厚度,在半径 r 处截取风扇静转子 叶片并展开,可得到如图 1 所示的静转子叶栅。 图 1 中:Ω 为转子的转速,S_r 为转子叶栅栅距,α_r 为转子叶栅安装角,L为转子尾流半尾迹宽度, D_s 为转子后缘流向距离,(x,y)为固定在转子叶栅 上的坐标系; α_s 为静子叶栅的安装角, (x_s,y_s) 为 固定在静子叶栅上的坐标系。



图1 静转子叶栅示意

Fig. 1 Schematic diagram of stator and rotor cascades

大量试验表明,单个叶片尾流可用高斯分布描述,在图1中的
$$o-xy$$
坐标系下其表达式^[21-23]为 $w_0(x,y) = w_r \exp\left\{-\ln 2\left[\frac{y\cos\alpha_r + x\sin\alpha_r}{(L/2)\cos\alpha_r}\right]^2\right\}$ (1)

式中, $w_0(x,y)$ 为叶片尾流场速度梯度分布, w_r 为转子中心尾迹区轴向速度亏损。

对于转子叶栅,转子尾流场为单个叶片尾流 场的叠加,即

$$\boldsymbol{w}_{\mathrm{R}}(x,y) = \boldsymbol{w}_{\mathrm{r}} \sum_{n \in \mathbb{Z}} \exp\left\{-\ln 2\left[\frac{y \cos \alpha_{\mathrm{r}} + x \sin \alpha_{\mathrm{r}} - n S_{\mathrm{r}} \cos \alpha_{\mathrm{r}}}{(L/2) \cos \alpha_{\mathrm{r}}}\right]^{2}\right\}$$
(2)

式中,w_R(x,y)为转子尾流场速度梯度分布,表示的是转子尾流场中某位置的流速与平均流速的差值,**Z**为整数。

以 $T = S_r \cos \alpha_r$ 为周期将式(2)傅里叶级数展开,得

$$\boldsymbol{w}_{\mathrm{R}}(\boldsymbol{x},\boldsymbol{y}) = \boldsymbol{w}_{\mathrm{r}} \sum_{\boldsymbol{m} \in \mathbf{Z}} F(\boldsymbol{x}_{\mathrm{r}} \cdot \boldsymbol{n}_{\mathrm{r}}) \exp\left(\frac{-2\pi \mathrm{i}\boldsymbol{m}\boldsymbol{x}_{\mathrm{r}} \cdot \boldsymbol{n}_{\mathrm{r}}}{T}\right)$$
(3)

式中,
$$\mathbf{x}_{r} \cdot \mathbf{n}_{r} = y\cos\alpha_{r} + x\sin\alpha_{r}, F$$
为 $\mathbf{x}_{r} \cdot \mathbf{n}_{r}$ 的函数。

$$F = \frac{1}{T} \int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left[-\ln^{2}\left(\frac{2\mathbf{x}_{r} \cdot \mathbf{n}_{r}}{L\cos\alpha_{r}}\right)^{2}\right] \exp\left[\frac{2\pi i m \mathbf{x}_{r} \cdot \mathbf{n}_{r}}{T}\right] d(\mathbf{x}_{r} \cdot \mathbf{n}_{r})$$

$$= \frac{L\cos\alpha_{r}}{2T} \sqrt{\frac{\pi}{\ln^{2}}} \int_{-\infty}^{+\infty} \exp\left\{-\pi \left[\frac{2\mathbf{x}_{r} \cdot \mathbf{n}_{r}}{L\cos\alpha_{r}} \sqrt{\frac{\ln^{2}}{\pi}} - \frac{\pi i m L\cos\alpha_{r}}{2T} \sqrt{\frac{\pi}{\ln^{2}}}\right]^{2} - \left(\frac{\pi m L\cos\alpha_{r}}{2\sqrt{\ln^{2}}T}\right)^{2} \right\} d\left(\frac{2\mathbf{x}_{r} \cdot \mathbf{n}_{r}}{L\cos\alpha_{r}} \sqrt{\frac{\ln^{2}}{\pi}}\right)$$

$$(4)$$
通过公式 $\int_{-\infty}^{+\infty} e^{-\pi x^{2}} dx = 1$ 积分得到

$$F = \sqrt{\frac{\pi}{\ln 2}} \frac{L \cos \alpha_{\rm r}}{2T} \exp\left[-\left(\frac{\pi}{\sqrt{\ln 2}} \frac{mL \cos \alpha_{\rm r}}{2T}\right)^{2}\right]$$
(5)

由于式(4)中的半尾迹宽度 L 与 D_s 有关,为 此 F 可改写为 F'(D_s)。结合式(3)得到

Philbrick 等^[21] 给出转子中心尾迹区轴向速 度亏损 w_r 和半尾迹宽 L 经验计算公式。

$$w_{\rm r}(D_{\rm S}) = \frac{1.175(D_{\rm S}/c_{\rm r}) + 1.286}{10.80(D_{\rm S}/c_{\rm r}) + 1.0} W_0 C_{\rm d}^{\frac{1}{4}} (6)$$

$$L(D_{\rm s}) = \frac{1.636(D_{\rm s}/c_{\rm r})C_{\rm d}^{\frac{1}{8}} - 0.0194}{5.576(D_{\rm s}/c_{\rm r})C_{\rm d}^{\frac{1}{8}} + 1.0}S_{\rm r} (7)$$

其中:W₀为转子尾流平均速度;c_r为转子叶片弦长;C_d为转子叶片阻尼系数,根据经验^[21]有

$$\begin{cases} C_{\rm d} = \frac{\lambda \cos^3 \alpha_{\rm m}}{\kappa \cos^2 \alpha_1} \\ \alpha_{\rm m} = \tan^{-1} \left(\frac{\tan \alpha_1 + \tan \alpha_2}{2} \right) \end{cases}$$
(8)

式中, κ 为叶片稠度, α_1 为进口相对气流角, α_2 为出口相对气流角, λ 为压力损失系数。

考虑转子与静子坐标变换,在y方向上有

$$y_{\rm s} = y + \Omega rt \tag{9}$$

得到周期性转子尾流垂直于静子叶栅的速度 分量为

$$\boldsymbol{w}_{\mathrm{R}} \cdot \boldsymbol{n} = \boldsymbol{w}_{\mathrm{r}} \sin(\alpha_{\mathrm{s}} + \alpha_{\mathrm{r}}) \sum_{m \in \mathbf{Z}} F'(D_{\mathrm{S}}) \cdot \exp\left[i\left(\frac{mB}{r} x_{\mathrm{s}} \tan\alpha_{\mathrm{r}} + \frac{mB}{r} y_{\mathrm{s}} - mB\Omega t\right)\right]$$
(10)

式中,B为转子叶片数。

1.2 叶栅线谱辐射声功率

Glegg^[15]针对图 2 所示叶栅模型提出叶栅响 应函数理论,该理论通过 Wiener-Holf 方法求解叶 栅散射场速度势函数积分表达式,最后得到简谐 湍流脉动作用下叶栅散射场的速度势函数解析表 达式,推导得到的表达式可由式(11)表示。

$$\phi^{\pm}(x,y,z,t) = \pm \frac{\pi w_0'}{\beta s_e} \sum_{q \in \mathbf{Z}} \frac{\zeta_q^{\pm} \overline{D}(\lambda_q^{\pm})}{\sqrt{k_e^2 - f_q^2}} \cdot \exp\left[-i\lambda_q^{\pm}(x_d - y_d d/h) + i(\sigma - 2\pi q)y_d/h + ik_z z_d - i\omega t\right]$$
(11)



图 2 平面叶栅结构示意



式中, $\phi(x,y,t)$ 为叶栅散射场速度势,+和-分别 表示叶栅上游和叶栅下游, σ 为相邻叶片间湍流相 位差角, β 为压缩性系数, \overline{D} 为单位幅值湍流脉动 作用下的叶栅响应函数^[15], w'_0 为简谐湍流脉动的 脉动幅值。设 c_0 为声传播速度,c为叶片弦长, χ 为 安装角,d为叶片轴向间距,h为叶片垂向间距, 式(11)中各参数的为: $\beta = \sqrt{1-M^2}, M = U/c_0, \zeta_q^{\pm} = \beta \sqrt{k_e^2 - (\eta_q^{\pm})^2}, \lambda_q^{\pm} = kM + \eta^{\pm}, k = (\omega - k_z)/(c_0\beta^2),$ $k_e^2 = k^2 - (k_z/\beta^2), \eta_q^{\pm} = -f_q \sin\chi_e \pm \sqrt{k_e^2 - f_q^2} \cos\chi_e,$ $\chi_e = \operatorname{actan}(d/\beta h), f_q = \frac{\sigma + kMd - 2\pi q}{\sqrt{d^2 + \beta^2 h^2}}$ 。

通过片条理论,在半径 r 处截取环形风扇中 Δr 段,假设在分段内的流体入流参数一致^[16],考 虑叶栅入流为转子尾流,叶栅的速度势函数解析 表达式可改写为

$$\boldsymbol{I} = -\rho_0 \,\frac{\partial \phi}{\partial t} \Big(\nabla \phi - \frac{U}{c_0^2} \,\frac{D\phi}{Dt} \Big)^* \tag{13}$$

式中,"*"表示共轭,**I**为声强。 代入速度势函数,可得到

$$I^{\pm} = \boldsymbol{I} \cdot \boldsymbol{n}^{\pm} = \frac{\pm m B \Omega \rho_0 \pi^2}{\beta s_e^2 s} \sum_{m \in \mathbb{Z}} \left[w_r \sin(\alpha_r + \alpha_s) F'(D_s) \right]^2 \cdot \sum_{q' \in \mathbb{Z}} \sum_{q \in \mathbb{Z}} \frac{\zeta_q^{\pm} \overline{D}(\lambda_q^{\pm}) \zeta_q'^{\pm} \overline{D}(\lambda_q'^{\pm})^*}{\sqrt{k_e^2 - f_q^2} \sqrt{k'_e^2 - f_q^2'}} \cdot \left[\lambda'_q^{\pm} h + \left(\lambda'_q^{\pm} \frac{d}{h} + \frac{\sigma' - 2\pi q'}{h} \right) d - \frac{h U_0}{c_0^2} (m B \Omega + U_0 \lambda'_q^{\pm}) \right] \cdot \exp\left\{ i (\lambda_q^{\pm} - \lambda'_q) x_d - i \left[\left(\lambda_q^{\pm} \frac{d}{h} + \frac{\sigma - 2\pi q}{h} \right) - \left(\lambda'_q^{\pm} \frac{d}{h} + \frac{\sigma' - 2\pi q'}{h} \right) \right] y - i (k_z - k'_z) z_d \right\}$$
(14)

式中,I为叶栅辐射声强, $n^{\pm} = \pm \left(-\frac{h}{s}, \frac{d}{s}, 0\right)$ 对应叶片上游和下游的法向向量, U_0 为叶栅平均入流速度。

辐射声功率Ⅱ与声强的关系^[15]为

$$\Pi = \int_{S} I \mathrm{d}S \tag{15}$$

对于图 1 所示的叶栅结构,其积分曲面定义在曲 线 $x - yd/h = \text{const} 和 r < z < r + \Delta r$ 范围,其中 0 < y < Vg(V为叶栅叶片数,g为栅距)。此时的 面积分当且仅当 q = q'时非零,得到辐射声功率 的解析表达式为

$$\Pi^{\pm} = \sum_{m} \frac{mB\Omega\rho_{0}V\pi^{2}\Delta r}{\beta s_{e}} [w_{r}\sin(\alpha_{r} + \alpha_{s})F'(D_{s})]^{2} \cdot \operatorname{Re}\left[\sum_{q} \frac{|\zeta_{q}^{\pm}\overline{D}(\lambda_{q}^{\pm})|^{2}}{\sqrt{k_{e}^{2} - f_{q}^{2}}}\right]$$
(16)

式中,Re 表示取实部,这是由于辐射声功率为实数时才能辐射出来。通过式(16)可得到静子第*m*阶辐射声功率计算表达式,即

$$\Pi_{\rm m}^{\pm} = \frac{mB\Omega\rho_0 V \pi^2 \Delta r}{\beta s_{\rm e}} [w_{\rm r} \sin(\alpha_{\rm r} + \alpha_{\rm s}) F'(D_{\rm s})]^2 \cdot \operatorname{Re} \left[\sum_{q} \frac{|\zeta_{\rm q}^{\pm} \overline{D}(\lambda_{\rm q}^{\pm})|^2}{\sqrt{k_{\rm e}^2 - f_{\rm q}^2}} \right]$$
(17)

相邻叶片间湍流相位差角 $\sigma = k_{xd}d + k_{yd}h$,其 中 k_{xd} 为 Glegg 坐标系下的轴向波数, k_{yd} 为侧向波 数。不考虑叶片后掠和倾斜,波数在 Glegg 坐标 系 $o_d - x_d y_d$ 与坐标系 $o_s - x_s y_s$ 之间的转换关 系^[16]为

$$\begin{cases} k_{xd} = \frac{mB\Omega}{U_0} = k_{xs}\cos\alpha + k_{ys}\sin\alpha \\ k_{yd} = -k_{xs}\sin\alpha + k_{ys}\cos\alpha \end{cases}$$
(18)

其中, k_{xs} 为坐标系 $o_s - x_s y_s$ 下的轴向波数, k_{ys} 为侧 向波数,且有 $k_{ys} = \frac{mB}{r}$,计算得到此时的相位差角 $\sigma = \frac{2\pi mB}{V}$ 。

1.3 叶片后掠和倾斜的影响

图 3 为后掠和倾斜叶片示意图。图 3(a)中 φ 为后掠角,可表示为沿叶片径向的函数 $\varphi(z)$ 。 图 3(b)中 ψ 为后掠角,可表示为沿叶片径向的 函数 $\psi(z)$ 。此时固定在静子叶片前缘的坐标系 $o_s - x_s y_s z_s$ 与 Glegg 坐标系 $o_d - x_d y_d z_d$ 之间的转换 关系如式(19)所示。



图 3 后掠与倾斜叶片示意

Fig. 3 Schematic diagram of swept and lean blade

$$(x_{d}, y_{d}, z_{d})^{T} = \boldsymbol{Q} \times (x_{s}, y_{s}, z_{s})^{T}$$
 (19)
式中, \boldsymbol{Q} 为转换矩阵,其定义^[16]为

$$\boldsymbol{Q} = \begin{bmatrix} \cos\alpha_{s}\cos\varphi + \sin\alpha_{s}\sin\psi\sin\varphi & \sin\alpha_{s}\cos\varphi - \cos\alpha_{s}\sin\psi\sin\varphi & -\cos\psi\sin\varphi \\ \sin\alpha_{s}\cos\psi & \cos\alpha_{s}\cos\psi & -\sin\varphi \\ \cos\alpha_{s}\sin\varphi - \sin\alpha_{s}\sin\psi\cos\varphi & \sin\alpha_{s}\sin\varphi - \cos\alpha_{s}\sin\psi\cos\varphi & \cos\psi\cos\varphi \end{bmatrix}$$
(20)

通过Q可得到坐标系 $o_d - x_d y_d z_d$ 下的叶栅入流参数。

$$\begin{cases} \begin{bmatrix} U_{0} \\ U_{yd} \\ U_{zd} \end{bmatrix} = \mathbf{Q} \times \begin{bmatrix} U_{xs} \\ U_{ys} \\ U_{zs} \end{bmatrix}$$

$$\begin{cases} \begin{bmatrix} k_{xd} \\ k_{yd} \\ k_{zd} \end{bmatrix} = \mathbf{Q} \times \begin{bmatrix} k_{xs} \\ k_{ys} \\ k_{zs} \end{bmatrix}$$
(21)

其中, $[U_0, U_{yd}, U_{zd}]^T$ 为 $o_d - x_d y_d z_d$ 坐标下的入流 速度, $[U_{xs}, U_{ys}, U_{zs}]^T$ 为 $o_s - x_s y_s z_s$ 坐标下的入流 速度, k_{zd} 为 $o_d - x_d y_d z_d$ 坐标下z向入流波数, k_{zs} 为 $o_s - x_s y_s z_s$ 坐标下z向入流波数。静子叶栅来流 波数 $K = [k_{xs}, k_{ys}, k_{zs}]^T$ 与流速 $U = [U_{xs}, U_{ys}, t_{zs}]^T$

$$U_{zs}$$
]^T 满足如式(22)所示关系^[16]。
 $K \cdot U = mB\Omega$ (22)

考虑叶片在 z_s 方向上波数的变化,在坐标系 $o_s - x_s y_s z_s$ 下的波数为

$$\begin{cases} k_{xs} = \frac{1}{U_{xs}} (mB\Omega - k_{ys}U_{ys} - k_{zs}U_{zs}) \\ k_{ys} = -\frac{mB}{r} \\ k_{zs} = \frac{2\pi p}{R_{1} - R_{h}} \end{cases}$$
(23)

其中,p 为整数,R₁ 为叶梢半径,R_h 为轮毂半径。 通过式(21)可得到 Glegg 定义坐标系下的叶栅入 流参数。此外,由于倾斜和后掠角的影响,静子在 Glegg 坐标系下的弦长 c、垂向间距 h 和轴向间距 d 也发生了变化。

· 38 ·

$$\begin{cases} c = c_{s} \cos\varphi \\ d = (\sin\alpha_{s} \cos\varphi - \cos\alpha_{s} \sin\varphi \sin\psi) S_{s} \\ h = (\cos\alpha_{s} \cos\varphi) S_{s} \end{cases}$$
(24)

其中, c_s 为 $o_s - x_s y_s z_s$ 坐标系下的弦长, S_s 为静子 叶栅栅距。

2 结果和讨论

2.1 不考虑叶片后掠与倾斜

NASA^[22]在半消声室中测量了不同转速和静子叶片数下风扇的线谱噪声,其试验模型如图 4 所示,主要参数如表 1 所示。试验测量了转子转速分别为 1 700 r/min,1 750 r/min,1 800 r/min, 1 850 r/min和 1 887 r/min时的风扇线谱噪声,在转速为 1 800 r/min时,转子叶片叶梢马赫数为 0.34,轴向马赫数为 0.15。



图 4 NASA 试验风扇结构^[22] Fig. 4 NASA's fan test structure^[22]

表 1 NASA 风扇试验参数

Tab. 1	NASA's	fan	test	parameters
--------	--------	-----	------	------------

参数	取值	参数	取值
转子叶片数	16	静子叶梢安装角/(°)	0
转子叶片弦长/m	0.133	静子扭角/(°)	12
转子螺距角/(°)	$40 \sim 50$	静转子间距/m	0.057
静子叶片数	13,14	导管半径/m	0.609
静子叶片弦长/m	0.114	叶片轮毂比	0.375

Sutliff 等^[24] 给出了转子流场参数试验测量结 果,通过转子入流流速,图5给出了转速为 1 850 r/min时的转子尾流场马赫数梯度经验公式 计算云图。通过经验公式计算得到,在叶片中部转 子尾流中心线速度亏损约为18 m/s,Sutliff 试验测 量的结果约为20 m/s,经验结果与试验结果相近。

假设导管壁面为硬壁面,即不考虑导管的吸 声作用,通过式(17)即可得到风扇静子的线谱辐 射声功率。图6、图7分别给出13叶静子和14叶



图 5 周期性转子经验尾流公式计算云图 Fig. 5 Cloud diagram of periodic rotor wake by empirical

静子的线谱辐射声功率级(参考声压级为10⁻¹²W) 试验值与计算值对比曲线图,计算值包括本文公 式计算值与 Laborderie^[16]模型计算值,式(18)中 的 *m* = 1 时可得到叶频处的辐射声功率,*m* = 2 时 可得 2 倍叶频处的辐射声功率。图 6(a)与 图 6(b)分别为叶频处风扇上游和下游线谱辐射 声功率级,图 6(c)与图 6(d)分别为风扇上游和 下游 2 倍叶频处线谱辐射声功率级。



(a)风扇上游辐射声功率级(叶频)















图 6 13 叶风扇线谱噪声对比

Fig. 6 Tonal noise comparison of the 13-blade fan

通过图 6 可得,当静子叶片数为 13、转子转 速为1 700~1 887 r/min 范围时,在叶频处本文 公式计算得到的风扇线谱辐射声功率级与试验值 相差 2~4 dB,特别是在叶频下游工况,本文公式 计算结果与试验值相近。

通过图 7 对比 14 叶静子的线谱辐射声功率 级可得,在叶频下游本文公式计算得到的辐射声 功率级与试验值相差 3 dB 以内;但是在 2 倍叶频







(b)风扇下游辐射声功率级(叶频)

($b\,)\,$ Sound power level of the fan's downstream in BPF



(c)风扇上游辐射声功率级(2倍叶频)

(c) Sound power level of the fan's upstream in 2BPF



(d)风扇下游辐射声功率级(2倍叶频)



图 7 14 叶风扇线谱噪声对比



处,计算值与试验值相差较大,接近10 dB。总体 而言,在上述计算工况,相比于 Laborderie 模型, 本文公式在叶频下游处的预报结果与试验值更加 接近,但是在2 倍的叶频处,本文的计算结果偏 大,这是由于使用经验模型预报转子尾流参数时 时未考虑转子尾流沿静子弦长的变化,导致傅里 叶分解后2 倍叶频处的速度梯度偏大;而在叶频 处,本身速度梯度基数较大,弦长对转子尾流速度 梯度的影响较小。

2.2 考虑叶片后掠

· 40 ·

Schulten^[25]采用升力面法分析了后掠叶片对 风扇线谱噪声的影响,模型参数如表2所示。

表 2 Schulten 后掠静子风扇模型主要参数

Tab. 2 Main parameters of Schulten's fan model with

swept-blade	stator
-------------	--------

参数	取值	参数	取值
转子叶片数	16	轴向来流马赫数	0.288
转子中部弦长/cm	7.65	转子叶梢马赫数	0.78
静子叶片数	40	归一化叶频	12.16
静子中部弦长/cm	3.73	导管直径/cm	43.8
静子安装角/(°)	0	静转子轮毂比	0.45

表 2 中, 归一化叶频为转子叶梢马赫数与转 子叶片数的乘积。此外, 转子阻尼系数为 0.01, 静转子间距在叶中位置保持 2.6 倍的静子弦长。 在采用经验公式计算转子尾流参数时, 考虑后掠 角导致的静转子间距的变化。图 8 给出静子的线 谱辐射声功率级本文公式计算值与 Schulten 升力 面理论计算值对比曲线图, 由于风扇叶频噪声被 截止, 因此图中计算频率为 2 倍的叶片通过频率。

由图 8 可得,在当后掠角小于 8°时,本文公 式计算得到的辐射声功率与 Schulten 升力面计算 模型计算得到的辐射声功率相近,但是当后掠角 大于 8°时,本文公式计算得到的辐射声功率快速 下降,与 Schulten 计算模型得到的结果相差较大。 这是由于本文公式基于平面叶栅推导而来,在大 后掠角下,轴向波数变小,叶栅部分模态的辐射噪 声被"截止",但对于环形叶栅,在平面叶栅中被 "截止"的辐射模态不一定会在环形叶栅中被"截 止",这导致本文计算得到的结果与 Schulten 计算 得到的结果相差较大。







(b)静子下游辐射声功率

(b) Sound power level of the stator's downstream

图 8 本文计算值与 Schulten 计算结果对比

Fig. 8 Tonal noise comparison between calculated values and Schulten calculation model

2.3 考虑叶片倾斜

张伟光等^[10]采用升力面法分析了倾斜角对 风扇线谱噪声的影响,计算参数如表3所示,其中 弦长与静转子间距参数通过导管直径做归一化处 理,导管直径为0.4 m。

表 3 Schulten 倾斜静子风扇模型主要参数

Tab. 3 Main parameters of Schulten's fan model with

lean stator

参数	取值	参数	取值
转子叶片数	19	静转子间距	0.2
转子叶片弦长	0.1	轴向来流马赫数	0.3
静子叶片数	20	转子叶梢马赫数	0.7
静子叶片弦长	0.1	转子阻尼系数	0.02
静子安装角	0	静子轮毂比	0.4

图 9 给出静子线谱辐射声功率级本文公式计 算值与文献[10]升力面理论计算值对比曲线图,







(b) Sound power level of the stator's downstream

图9 本文计算值与升力面计算结果对比

Fig. 9 Tonal noise comparison between calculated values and the lifting surface calculation model

计算频率为1倍的叶片通过频率,其中纵坐标为 计算结果与上游0°倾斜角的辐射声级计算结果 相对值。

由图9可得,当倾斜角在0°~10°范围内变化时,本文公式计算值与升力面计算值相差5dB以内,且两者发展趋势一致。对于上述模型,叶片的倾斜设计反而使静子的线谱噪声变大。

3 参数影响分析

在 2.1 节 NASA 13 叶静子风扇试验模型的 基础上,图 10 给出了静转子间距、静子弦长、静子 倾斜角和静子叶片数等参数变化对静子辐射噪声 的影响。

考虑到下游叶频噪声为主要噪声贡献量, 图 10计算的均是下游叶频噪声,图 10(a)为静转 子间距变化对静子线谱噪声的影响曲线图,由图 可得,静转子间距对静子线谱噪声影响较大,随着 静转子间距增大,风扇线谱噪声降低,但同时降低 的幅值越来越小。







图 10 参数变化对 NASA 试验模型线谱噪声的影响 Fig. 10 Influence of the parameters on tonal noise of the NASA's test model

图 10(b)为弦长变化对静子线谱噪声的影响曲线图,由图可得,弦长变化对 NASA 试验模型的线谱噪声影响较小。

图 10(c)为倾斜角变化对静子线谱噪声的影响曲线图,由图可得,当倾斜角小于4°时,风扇线 谱噪声变化较小,当倾斜角大于4°时,倾斜角越 大,风扇线谱噪声越小。 图 10(d)为叶片数变化对静子线谱噪声的影响图,由图可得,15 叶静子的线谱噪声最小,其次 是 17 静子,20 叶静子的线谱噪声最大。此外,在 图 10(d)中 16 叶静子由于与转子叶片数相等,导 致计算中出现奇点;当叶片数大于 21 时,叶频噪 声被"截止"。

4 结论

本文在叶栅响应函数的基础上推导了风扇静 转子相互作用线谱辐射声功率预报公式,通过转 子经验尾流模型为该公式提供入流参数,并考虑 静子叶片后掠和倾斜设计对线谱噪声的影响。通 过与 NASA 试验模型和升力面计算模型对比,验 证了本文公式适用性和适用范围,得到如下结论:

 1)本文公式能够较准确地预报风扇线谱噪声,但是本文公式不适用于后掠叶片线谱噪声的 计算,这是因为平面叶栅中被"截止"的声辐射模态在环形叶栅中不一定会被"截止"。

2)叶片的倾斜设计并非都能抑制线谱噪声, 对于部分模型叶片的倾斜设计反而会增大线谱 噪声。

3)针对 NASA 风扇试验模型,增大静转子间 距和倾斜设计能够抑制线谱噪声,但是静子叶片 弦长对线谱噪声影响很小;此外,叶片数对风扇的 线谱噪声影响较大,特别是可通过增加叶片数的 方式来"截止"静子叶频噪声。因此,合理的静转 子叶片数匹配设计对风扇噪声被动抑制具有重要 意义。

综上所述,本文解析公式可预报风扇静转子 相互作用线谱噪声,相对于常用的数值法,在计算 时间上具有一定的优势,适用于风扇叶片的初期 选型和低噪声设计。与升力面理论相比,本文公 式直接通过速度势函数计算得到风扇线谱噪声, 无须先求解叶片表面的非定常压力脉动,其物理 意义更加清晰,计算过程更加简单。此外,升力面 法无法考虑安装角的影响。本文公式则可考虑安 装角和倾斜角对风扇线谱噪声的影响,但是也存 在一定的缺陷,对于后掠角过大的模型其预报结 果不是很准确,还需要进一步优化本文公式。

致谢

清华大学黄振卫博士和海军潜艇学院段嘉希 博士在数据处理提供了帮助和指导,谨致谢意!

参考文献(References)

[1] MA X Q, SU Z T. Development of acoustic liner in aero

engine: a review[J]. Science China Technological Sciences, 2020, 63(12): 2491 - 2504.

- [2] 武星宇,魏应三,靳栓宝,等.亚音速轴流风扇后掠叶片 定子与湍流互作用宽频辐射噪声预报[J].声学学报, 2020,45(6):849-858.
 WU X Y, WEI Y S, JIN S B, et al. Broadband noise prediction of the interaction between turbulence and swept blade stator of subsonic axial fan[J]. Acta Acustica, 2020, 45(6):849-858.(in Chinese)
- [3] CASALINO D, HAZIR A, MANN A. Turbofan broadband noise prediction using the lattice Boltzmann method [J].
 AIAA Journal, 2017, 56(2): 609-628.
- [4] VERDON J M, MONTGOMERY M D, CHUANG H A. Development of a linearized unsteady Euler analysis with application to wake/blade-row interactions [R]. East Hartford: United Technologies Research Center, 1999.
- [5] ELHADIDI B, ATASSI H M. Passive control for turbofan tonal noise [J]. AIAA Journal, 2005, 43 (11): 2279 – 2292.
- [6] RUMSEY C L, BIEDRON R T, FARASSAT F, et al. Ducted-fan engine acoustic predictions using a Navier-Stokes code[J]. Journal of Sound and Vibration, 1998, 213(4): 643-664.
- [7] GRACE S, SONDAK D, EVERSMAN W, et al. Hybrid prediction of fan tonal noise[C]//Proceedings of 14th AIAA/ CEAS Aeroacoustics Conference (29th AIAA Aeroacoustics Conference), 2008.
- [8] 程颢颐,乔渭阳,王良锋,等. 倾斜/后掠叶片对风扇单 音噪声的控制研究[J]. 推进技术,2019,40(2): 295-306.
 CHENG H Y, QIAO W Y, WANG L F, et al. Control of tonal noise in an axial flow fan with rotor tip clearance, stator lean and sweep[J]. Journal of Propulsion Technology, 2019, 40(2): 295-306. (in Chinese)
- [9] 余培汛,潘凯,白俊强,等.快速随机粒子网格法的气动 噪声预测方法[J].声学学报,2018,43(5):817-828. YUPX,PANK,BAIJQ, et al. Computational aeroacoustics prediction method based on fast random particle mesh[J]. Acta Acustica, 2018,43(5):817-828. (in Chinese)
- [10] 张伟光, 王晓宇, 孙晓峰. 叶片弯掠组合设计对风扇气动 噪声的 被 动 控 制 [J]. 航 空 学 报, 2017, 38 (2): 162-170.
 ZHANG W G, WANG X Y, SUN X F. Passive control of fan noise by vane sweep and lean [J]. Acta Aeronautica et Astronautica Sinica, 2017, 38(2): 162-170. (in Chinese)
- [11] ZHANG W, WANG X, SUN X. Predictions of fan broadband noise using lifting surface method[J]. AIAA Journal, 2015, 53(10): 1-11.
- [12] CARAZO A, ROGER M, OMAIS M. Analytical prediction of wake-interaction noise in counter-rotating open rotors [C]// Proceedings of 17th AIAA/CEAS Aeroacoustics Conference (32nd AIAA Aeroacoustics Conference), 2011.
- [13] AMIET R K. High frequency thin-airfoil theory for subsonic flow[J]. AIAA Journal, 1976, 14(8): 1076-1082.
- [14] POSSON H, ROGER M, MOREAU S. On a uniformly valid analytical rectilinear cascade response function[J]. Journal of Fluid Mechanics, 2010, 663: 22 - 52.
- [15] GLEGG S A L. The response of a swept blade row to a threedimensional gust[J]. Journal of Sound and Vibration, 1999, 227(1): 29-64.

- [16] DE LABORDERIE J, MOREAU S. Prediction of tonal ducted fan noise [J]. Journal of Sound and Vibration, 2016, 372: 105 - 132.
- [17] DE LABORDERIE J, MOREAU S. Evaluation of a cascadebased acoustic model for fan tonal noise prediction [J]. AIAA Journal, 2014, 52(12): 2877 – 2890.
- [18] ROZENBERG Y, ROGER M, MOREAU S. Rotating blade trailing-edge noise: experimental validation of analytical model[J]. AIAA Journal, 2010, 48(5): 951-962.
- [19] SANJOSÉ M, MOREAU S, PESTANA M, et al. Effect of weak outlet-guide-vane heterogeneity on rotor-stator tonal noise[J]. AIAA Journal, 2017, 55(10): 3440 – 3457.
- [20] MAGNE S, MOREAU S, BERRY A. Subharmonic tonal noise from backflow vortices radiated by a low-speed ring fan in uniform inlet flow [J]. The Journal of the Acoustical Society of America, 2015, 137(1): 228-237.
- [21] PHILBRICK D A, TOPOL D A. Development of a fan noise

design system. I —Design system and source modeling [C]//Proceedings of 15th AIAA Aeroacoustics Conference, 1993.

- [22] HEIDELBERG L J, HALL D G, BRIDGES J E, et al. A unique ducted fan test bed for active noise control and aeroacoustics research [C]//Proceedings of 2nd AIAA/CEAS Aeroacoustics Conference, 1996.
- [23] POSSON H, MOREAU S, BÉRIOT H, et al. Prediction of sound transmission through an annular cascade using an analytical cascade response function [C] // Proceedings of 16th AIAA/CEAS Aeroacoustics Conference, 2010.
- [24] SUTLIFF D, BRIDGES J, ENVIA E, et al. Comparison of predicted low speed fan rotor/stator interaction modes to measured [C]//Proceedings of 3rd AIAA/CEAS Aeroacoustics Conference, 1997.
- [25] SCHULTEN J B H M. Vane sweep effects on rotor/stator interaction noise[J]. AIAA Journal, 1997, 35(6): 945-951.