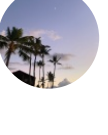


## 多体理论的路径积分表述 IV：一个简化的电声相互作用模型



拉普拉斯算符

数学话题下的优秀答主

苗舰舰、Triborg、BenderRodriguez、Aeroergy、yang元祐等 46 人赞同了该文章

前面的几篇文章中，我已经总结了玻色子和费米子的相干态的性质，并且用它们的相干态得到玻色子体系和费米子体系的路径积分表述。这里，我要用路径积分方法研究电子-声子的相互作用。路径积分方法的优势在于，它可以将声子积掉然后得到一个只有电子-电子相互作用的系统。当然，由于声子频率是有限的，所以这时得到的电子-电子相互作用是一个延迟势，正如在电动力学里面，如果我们把光子积掉，也会得到一个有延迟的电子-电子相互作用。

为了简单起见，这里，我们首先考虑一个简单的电声相互作用系统：

$$\hat{H} = \epsilon \hat{c}^\dagger \hat{c} + \omega \hat{a}^\dagger \hat{a} + g(\hat{a}^\dagger + \hat{a}) \hat{c}^\dagger \hat{c}$$

它所对应的配分函数为

$$Z = \text{Tre}^{-\beta \hat{H}} = \sum_n \langle n | e^{-\beta \hat{H}} | n \rangle$$

已知玻色子的恒等算符为

$$\int \frac{d\bar{\alpha} d\alpha}{2\pi i} e^{-\bar{\alpha} \alpha} |\bar{\alpha} \rangle \langle \alpha| = \mathbb{I}$$

费米子的恒等算符为

$$\int d\bar{c} dc |c\rangle \langle c| e^{-\bar{c} c} = \mathbb{I}$$

为了将声子积掉，我首先将玻色子和费米子的恒等算符插入配分函数中，得到

$$\begin{aligned} Z &= \text{Tre}^{-\beta \hat{H}} \\ &= \sum_{n_b, n_f} \langle n_b, n_f | e^{-\beta \hat{H}} \left( \int \frac{d\bar{\alpha} d\alpha}{2\pi i} e^{-\bar{\alpha} \alpha} |\bar{\alpha} \rangle \langle \bar{\alpha}| \int d\bar{c} dc |c\rangle \langle c| e^{-\bar{c} c} \right) | n_b, n_f \rangle \\ &= \int \frac{d\bar{\alpha} d\alpha}{2\pi i} e^{-\bar{\alpha} \alpha} d\bar{c} dc e^{-\bar{c} c} \langle \bar{\alpha}, -\bar{c} | e^{-\beta \hat{H}} | \alpha, c \rangle \end{aligned}$$

其中需要计算矩阵元  $\langle \bar{\alpha}, -\bar{c} | e^{-\beta \hat{H}} | \alpha, c \rangle$ 。为此，我需要将虚时间段  $[0, \beta]$  分割为  $N$  段，也就是令  $\beta = N \Delta \tau$ 。仿照前面推导玻色子和费米子的路径积分的方法，也就是插入  $N-1$  个单位算符，将  $\Delta \tau \hat{H}$  作为一个小量展开，经过一系列繁琐的推导，最终得到

$$Z = \int \prod_{k=0}^{N-1} \frac{d\bar{\alpha}_k d\alpha_k}{2\pi i} \prod_{k=0}^{N-1} d\bar{c}_k dc_k e^{\Delta \tau \sum_{k=0}^{N-1} \left( \frac{\bar{\alpha}_{k+1} - \bar{\alpha}_k}{\Delta \tau} - \alpha_k + \frac{\bar{\alpha}_{k+1} - \bar{\alpha}_k}{\Delta \tau} - \alpha_k - H(\bar{\alpha}_{k+1}, \alpha_k, \bar{c}_{k+1}, c_k) \right)}$$

$$= \int \mathcal{D}[\bar{\alpha}, \alpha] \mathcal{D}[\bar{c}, c] e^{\int_0^\beta d\tau \left( \frac{\partial \bar{\alpha}}{\partial \tau} \alpha + \frac{\partial \bar{c}}{\partial \tau} c - \bar{c} \bar{c} c - \omega \bar{\alpha} \alpha - g(\bar{\alpha} + \alpha) \bar{c} c \right)}$$

根据  $\alpha, c$  的边界条件，我们要求  $\alpha(\tau) = \alpha(\tau + \beta), c(\tau) = -c(\tau + \beta), 0 \leq \tau \leq \beta$ 。

在推导配分函数的路径积分表达式时，我们要求哈密顿量必须是well-ordered，也就是湮灭算符必须在产生算符的右边。如果不是，那么我们总是可以通过算符之间的对易关系将其调整为需要的顺序。

对于前面的电声相互作用系统，它的配分函数为

$$Z = \int \mathcal{D}[\bar{\alpha}, \alpha] \mathcal{D}[\bar{c}, c] e^{\int_0^\beta d\tau \left( \frac{\partial \bar{\alpha}}{\partial \tau} \alpha + \frac{\partial \bar{c}}{\partial \tau} c - \bar{c} \bar{c} c - \omega \bar{\alpha} \alpha - g(\bar{\alpha} + \alpha) \bar{c} c \right)}$$

通过对  $\tau$  做分部积分，配分函数还可以写作另外一个等价形式：

$$Z = \int \mathcal{D}[\bar{c}, c] \mathcal{D}[\bar{\alpha}, \alpha] e^{-\int_0^\beta d\tau \left( \bar{c}(\partial_\tau + \epsilon)c + \bar{\alpha}(\partial_\tau + \omega)\alpha + g\bar{c}c(\bar{\alpha} + \alpha) \right) d\tau}$$

上面的积分中， $\alpha, \bar{\alpha}$  在指数里面的最高次为二次，所以这是一个高斯积分，因此我们可以将  $\alpha, \bar{\alpha}$  积掉得到一个只包含电子相互作用的有效作用量。这是一个无穷维空间中的泛函积分。为了做这个积分，我们需要将  $\alpha, c$  从  $\tau$  空间转变到虚频空间：

$$\alpha(\tau) = \frac{1}{\sqrt{\beta}} \sum_{\nu_n} \alpha_n e^{i\nu_n \tau}, \nu_n = \frac{2n\pi}{\beta}$$

$$c(\tau) = \frac{1}{\sqrt{\beta}} \sum_{\omega_n} c_n e^{i\omega_n \tau}, \omega_n = \frac{(2n+1)\pi}{\beta}$$

下面逐个计算作用量在虚频空间中的表述。作用量一共有三项，第一项为费米子部分：

$$\begin{aligned} &\int_0^\beta d\tau \bar{c}(\partial_\tau + \epsilon)c \\ &= \int_0^\beta d\tau \frac{1}{\sqrt{\beta}} \sum_m \bar{c}_m e^{-i\omega_m \tau} (\partial_\tau + \epsilon) \frac{1}{\sqrt{\beta}} \sum_n c_n e^{i\omega_n \tau} \\ &= \frac{1}{\beta} \int_0^\beta d\tau \sum_{m,n} \bar{c}_m c_n (i\omega_n + \epsilon) e^{i(\omega_n - \omega_m)\tau} \\ &= \sum_{m,n} \bar{c}_m c_n (i\omega_n + \epsilon) \delta_{m,n} \\ &= \sum_n \bar{c}_n c_n (i\omega_n + \epsilon) \end{aligned}$$

第二项为玻色子部分：

$$\begin{aligned} &\int_0^\beta d\tau \bar{\alpha}(\partial_\tau + \omega)\alpha \\ &= \sum_n \bar{\alpha}_n \alpha_n (i\nu_n + \omega) \end{aligned}$$

第三项为相互作用部分：

$$\begin{aligned} &\int_0^\beta d\tau g \bar{c} c (\bar{\alpha} + \alpha) \\ &= \frac{g}{\sqrt{\beta}} \sum_{m,n,k} \bar{c}_m c_n \left( \bar{\alpha}_k \delta_{n,m+k} + \alpha_k \delta_{n,m-k} \right) \\ &= \frac{g}{\sqrt{\beta}} \sum_{m,k} \bar{c}_m c_{m+k} \bar{\alpha}_k + \bar{c}_m c_{m-k} \alpha_k \end{aligned}$$

定义  $J_k = \sum_m \bar{c}_m c_{m+k}$ ，所以相互作用项可以写作

$$\int_0^\beta d\tau g \bar{c} c (\bar{\alpha} + \alpha) = \frac{g}{\sqrt{\beta}} \sum_k \left( J_k \bar{\alpha}_k + J_{-k} \alpha_k \right)$$

因为  $\bar{J}_k = \sum_m \bar{c}_{m+k} c_m = \sum_m \bar{c}_m c_{m-k} = J_{-k}$ ，所以相互作用项又可以写作

$$\int_0^\beta d\tau g \bar{c} c (\bar{\alpha} + \alpha) = \frac{g}{\sqrt{\beta}} \sum_k \left( J_k \bar{\alpha}_k + \bar{J}_k \alpha_k \right)$$

在频率表象下，配分函数为

$$\begin{aligned} Z &= \int \prod_{n=-\infty}^{\infty} d\bar{c}_n dc_n \prod_{n=-\infty}^{\infty} \frac{d\bar{\alpha}_n d\alpha_n}{2\pi i} e^{-S}, \\ S &= \sum_n \bar{c}_n (i\omega_n + \epsilon) c_n + \sum_n \bar{\alpha}_n (i\nu_n + \omega) \alpha_n + \frac{g}{\sqrt{\beta}} \sum_k \left( J_k \bar{\alpha}_k + \bar{J}_k \alpha_k \right) \end{aligned}$$

为了将声子积掉，我们首先定义这样的平移操作(注意，在这个定义下， $\bar{\alpha}_n$  不是  $\alpha_n$  的共轭)：

$$\alpha_n \rightarrow \alpha_n - (i\nu_n + \omega)^{-1} \frac{g J_n}{\sqrt{\beta}}$$

$$\bar{\alpha}_n \rightarrow \bar{\alpha}_n - (i\nu_n + \omega)^{-1} \frac{g \bar{J}_n}{\sqrt{\beta}}$$

于是作用量变为

$$S = \sum_n \bar{c}_n (i\omega_n + \epsilon) c_n + \sum_n \bar{\alpha}_n (i\nu_n + \omega) \alpha_n - \frac{g^2}{\beta} \sum_n \bar{J}_n (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n$$

平移操作的雅克比行列式为1，所以我们不需要修改积分度量。将新的作用量形式代入到配分函数中得到

$$\begin{aligned} Z &= \int \prod_{n=-\infty}^{\infty} d\bar{c}_n dc_n e^{-\sum_n \bar{c}_n (i\omega_n + \epsilon) c_n} \int \prod_{n=-\infty}^{\infty} \frac{d\bar{\alpha}_n d\alpha_n}{2\pi i} e^{-\sum_n \bar{\alpha}_n (i\nu_n + \omega) \alpha_n + \frac{g^2}{\beta} \sum_n \bar{J}_n (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n} \\ &= \int \prod_{n=-\infty}^{\infty} d\bar{c}_n dc_n e^{-\sum_n \bar{c}_n (i\omega_n + \epsilon) c_n} e^{\frac{g^2}{\beta} \sum_n \bar{J}_n (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n} \prod_{n=-\infty}^{\infty} \frac{1}{i\nu_n + \omega} \\ &= \frac{1}{1 - e^{-\beta\omega}} \int \prod_n d\bar{c}_n dc_n e^{-\sum_n \bar{c}_n (i\omega_n + \epsilon) c_n + \frac{g^2}{\beta} \sum_n \bar{J}_n (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n} \\ &:= Z_0 Z_{eff} \end{aligned}$$

到此为止，我们已经将声子积掉，积分结果是原来的电子-声子相互作用系统的配分函数被分解为两个乘积的形式，该乘积的第一部分是无相互作用声子的配分函数  $Z_0 = \frac{1}{1 - e^{-\beta\omega}}$ ，第二部分是只包含了电子有效相互作用的配分函数。因为这个乘积的第一部分只依赖于声子，第二部分只依赖于电子，所以通过将声子积掉，我们可以将电-声相互作用等价地转变为有延迟的电子-电子相互作用。为了理解电子-电子相互作用有延迟这一特性，我们需要将  $Z_{eff}$  中用虚频表示的作用量变回到虚时间表象中。根据前面的结果，我们有

$$\begin{aligned} Z_{eff} &= \int \prod_n d\bar{c}_n dc_n e^{-\sum_n \bar{c}_n (i\omega_n + \epsilon) c_n + \frac{g^2}{\beta} \sum_n \bar{J}_n (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n} \\ &:= \int \prod_n d\bar{c}_n dc_n e^{-S_{eff}} \end{aligned}$$

其中用虚频表示的有效作用量为

$$S_{eff} = \sum_n \bar{c}_n (i\omega_n + \epsilon) c_n - \frac{g^2}{\beta} \sum_n \bar{J}_n (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n$$

我们可以将有效作用量中第二项的求和重新写作

$$\begin{aligned} &\sum_{n=-\infty}^{\infty} \bar{J}_n (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} J_{-n} (i\nu_n + \omega)^{-1} J_n \\ &= \sum_{n=-\infty}^{\infty} J_n (-i\nu_n + \omega)^{-1} J_{-n} \\ &= \frac{1}{2} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \bar{J}_n \left( \frac{1}{i\nu + \omega} + \frac{1}{-i\nu + \omega} \right) J_n \\ &= \frac{1}{2} \sum_{n=-\infty}^{\infty} \bar{J}_n \frac{2\omega}{\omega^2 + \nu_n^2} J_n \end{aligned}$$

其中定义了虚频空间中的声子传播子： $D_0(i\nu_n, \omega) = \frac{2\omega}{\omega^2 + \nu_n^2}$ 。根据定义：

$$\begin{aligned} J_n &= \sum_m \bar{c}_m c_{m+n} \\ &= \sum_m \frac{1}{\beta} \int_0^\beta \bar{c}(\tau') e^{i\omega_m \tau'} d\tau' \int_0^\beta c(\tau) e^{-i\omega_{m+n} \tau} d\tau \\ &= \int_0^\beta \bar{c}(\tau') d\tau' \int_0^\beta c(\tau) d\tau \frac{1}{\beta} \sum_m e^{i\omega_m \tau'} e^{-i\omega_{m+n} \tau} \\ &= \int_0^\beta \bar{c}(\tau') d\tau' \int_0^\beta c(\tau) d\tau \frac{1}{\beta} \sum_m e^{i\omega_m (\tau' - \tau)} e^{-i\nu_n \tau} \\ &= \int_0^\beta \bar{c}(\tau') d\tau' \int_0^\beta c(\tau) d\tau e^{-i\nu_n \tau} \delta(\tau - \tau') \\ &= \int_0^\beta \bar{c}(\tau) c(\tau) e^{-i\nu_n \tau} d\tau \end{aligned}$$

其中用到了关系  $\delta(\tau - \tau') = \frac{1}{\beta} \sum_n e^{i\omega_n (\tau - \tau')}$ ，where  $\tau, \tau' \in (0, \beta)$ 。

很容易验证：

$$\begin{aligned} D_0(i\nu_n, \omega) &:= \frac{2\omega}{\omega^2 + \nu_n^2} \\ &= \int_0^\beta \left( \frac{e^{\omega\tau}}{e^{\beta\omega} - 1} + \frac{e^{-\omega\tau}}{1 - e^{-\beta\omega}} \right) e^{-i\nu_n \tau} d\tau \\ &:= \int_0^\beta D_0(\tau, \omega) e^{-i\nu_n \tau} d\tau \end{aligned}$$

所以就有

$$\begin{aligned} &\frac{1}{\beta} \sum_n J_n D_0(i\nu_n, \omega) J_n \\ &= \frac{1}{\beta} \sum_n \int_0^\beta d\tau \bar{c}(\tau) c(\tau) e^{i\nu_n \tau} \int_0^\beta d\tau' D_0(\tau', \omega) e^{-i\nu_n \tau'} \int_0^\beta d\tau'' \bar{c}(\tau'') c(\tau'') e^{-i\nu_n \tau''} \\ &= \iiint d\tau d\tau' d\tau'' \bar{c}(\tau) c(\tau) D_0(\tau', \omega) \bar{c}(\tau'') c(\tau'') \frac{1}{\beta} \sum_n e^{i\nu_n (\tau - \tau' - \tau'')} \\ &= \iiint d\tau d\tau' d\tau'' \bar{c}(\tau) c(\tau) D_0(\tau', \omega) \bar{c}(\tau'') c(\tau'') \delta(\tau - \tau' - \tau'') \\ &= \iint d\tau d\tau' \bar{c}(\tau) c(\tau) D_0(\tau - \tau', \omega) \bar{c}(\tau') c(\tau') \end{aligned}$$

其中用到了恒等式  $\delta(\tau - \tau') = \frac{1}{\beta} \sum_n e^{i\nu_n (\tau - \tau')}$ ， $\tau, \tau' \in (0, \beta)$ 。因此，在虚时间表象下，有效作用量可以写作

$$S_{eff} = \int_0^\beta d\tau \bar{c}(\tau) (\partial_\tau + \epsilon) c(\tau) - \frac{g^2}{2} \iint d\tau d\tau' \bar{c}(\tau) c(\tau) D_0(\tau - \tau', \omega) \bar{c}(\tau') c(\tau')$$

这个作用量描述的是一个有时间延迟的电子-电子相互作用，而且这时电子-电子的相互作用是吸引的。延迟势用虚时间表象下的声子传播子  $D_0(\tau - \tau', \omega)$  来表示。虚时间表象下，声子传播子为

$$D_0(\tau, \omega) = \frac{e^{\omega\tau}}{e^{\beta\omega} - 1} + \frac{e^{-\omega\tau}}{1 - e^{-\beta\omega}} = \frac{1}{\beta} \sum_n \frac{2\omega}{\omega^2 + \nu_n^2} e^{i\nu_n \tau}$$

延迟势在低频声子极限下是无穷延迟的，也就是延迟势不依赖于虚时间参数：

$$\lim_{\beta\omega \rightarrow 0} \beta\omega D_0(\tau, \omega) = 2$$

延迟势在高频声子极限下是瞬时的，也就是这时延迟势的时间延迟为零：

$$\lim_{\beta\omega \rightarrow \infty} \beta\omega D_0(\tau, \omega) = 2\beta\delta(\tau)$$

总结：在这个简化电声相互作用模型下，系统的配分函数可以被分解为两个相互独立的配分函数的乘积形式。第一个配分函数为无相互作用的声子的配分函数，第二个配分函数为有延迟的电子-电子相互作用系统的配分函数。因此，把声子积掉，我们就得到了一个只包含电子的有效作用量。当声子频率为有限值时，该势函数在虚时间表象下是时间延迟的。此时，电子之间的相互作用是吸引的。这个相互吸引的电子-电子相互作用有可能会导致Cooper电子对的形成，并且进一步导致超导现象的出现。

编辑于 2019-03-18

开启赞赏

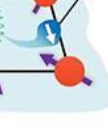
赞赏开启后，读者可以将付费支持你的创作。

量子物理

理论物理

凝聚态物理

文章被以下专栏收录



量子力学与路径积分

推荐阅读



自旋液体 in a nutshell (二)

潘湘

[Geis 2019] 10.4 例子：弱衰变的QCD修正

10.4.1 Fermi理论为具体解释算符乘积展开的应用方法. 我们考虑夸克和轻子间的弱相互作用 (另一个不那么直接的应用见习题10.5). 在标准模型中, 带电流间的相互作用形如  $\bar{\psi}_1 \gamma^\mu (1 - \gamma_5) \psi_2$ ...

物理学徒妖... 发表于Only ...



量子自旋霍尔效应

Zion ... 发表于飞威克斯



二维反铁磁Dirac费米子

Yauust 发表于计算材料科学

赞同 46

条评论

分享

喜欢

收藏

设置